



ปีการศึกษา 2539

การชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรชั้นบันได

LADDING COMPENSATION

โดย

นายเทพชัย แซ่เต็ง

นายประวิทย์ ดวงดี

นายสิทธิพงศ์ เกิดมณี

นายสุลักษณ์ โจษรรัตน์สนธิ

30. ก.ย. 2539
วัน เดือน ปี.....
เลขทะเบียน..... 038196
เลขเรียกหนังสือ..... T.99.216 ๗ 595ก

อาจารย์ที่ปรึกษา

ผศ. จงรักษ์ บุญเส็ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไปว่ากรก็อด ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างถึงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญานิพนธ์ปีการศึกษา 2539


ภาควิศวกรรมไฟฟ้า

คณะวิศวกรรมศาสตร์สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง การชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรขึ้นบันได

ผู้จัดทำ

1. นายเทพชัย แซ่เต็ง
2. นายประวิทย์ ดวงดี
3. นายสิทธิพงศ์ เกียมณี
4. นายสุลักษณ์ โจษรค์นุสนธิ์


..... อาจารย์ที่ปรึกษา
(ผศ. จงรักษ์ บุญเส็ง)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ

	หน้า
บทคัดย่อ	I
ABSTRACT	II
สารบัญรูป	III
สารบัญตาราง	IV
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 วงจรไฟฟ้า	2
2.1 ความต้านทาน	2
2.1.1 พลังงานสะสมและการสูญเสีย	2
2.2 ขดลวดอินดักเตอร์	3
2.2.1 พลังงานสะสมในอินดักเตอร์	4
2.3 คาปาซิเตอร์	5
2.3.1 พลังงานสะสมในคาปาซิเตอร์	6
2.4 เกิดพื้นฐานและตารางความจริง	7
2.5 วงจรซีโรครอสซิงค์เทกเตอร์	13
2.5.1 วงจรนอนอินเวอร์ตติ้งซีโรครอสซิงค์เทกเตอร์	13
2.5.2 วงจรอินเวอร์ตติ้งซีโรครอสซิงค์เทกเตอร์	13
2.5.3 วงจรซีโรครอสซิงค์เทกเตอร์วิทีสเตอร์รีซีต	14
บทที่ 3 การปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์	16
3.1 หลักการเบื้องต้นของเพาเวอร์แฟกเตอร์	16
3.2 คำจำกัดความของค่าพาวเวอร์แฟกเตอร์	17
3.3 วิธีการปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์	17
3.4 ประโยชน์ของการปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์	23
3.4.1 ระบบไฟฟ้าสามารถรับโหลดได้มากขึ้น	23
3.4.2 ระดับแรงดันคี่ขึ้น	26
3.4.3 กำลังสูญเสียของระบบลดลง	27
3.4.4 ลดค่าไฟฟ้า	29

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า
บทที่ 4 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	30
4.1 คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	32
4.2 โครงสร้างของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	33
4.3 โครงสร้างสถาปัตยกรรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	35
4.3.1 โครงสร้างภายนอก	35
4.3.2 โครงสร้างภายในของ 8051	39
4.3.3 โครงสร้างหน่วยความจำภายใน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	40
4.3.4 พอร์ตอินพุตและเอาต์พุต	44
4.3.5 โครงสร้างการทำงานของพอร์ต 8051	44
4.3.6 สัญญาณนาฬิกาใน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	48
4.3.7 ชุดคำสั่งของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	49
4.3.8 การจัดการเกี่ยวกับสแต็ก	56
4.3.9 การอินเตอร์รัプト	58
4.3.10 ไทมเมอร์/คาน์เตอร์	63
4.3.11 การรีเซต	63
บทที่ 5 การออกแบบและการสร้าง	67
5.1 หลักการเบื้องต้น	67
5.2 วงจรตรวจับสัญญาณ	68
5.2.1 วงจรวัดกระแส	68
5.2.2 วงจรวัดแรงดัน	70
5.2.3 วงจรตรวจับแรงดันศูนย์	70
5.2.4 วงจรวัดความต่างเฟส	72
5.2.5 วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกา	73
5.2.6 วงจรแอนด์สัญญาณนาฬิกา กับสัญญาณมุมต่างเฟส	73
5.2.7 วงจรนับสัญญาณลูกคลื่นและแลตซ์สัญญาณ	74
5.2.8 วงจรแลตซ์และรีเซตสัญญาณ	74
5.2.9 วงจรแสดงการนำหน้าและล่าหลังของสัญญาณ	75
5.3 ภาคการประมวลผล	77
5.3.1 ฮาร์ดแวร์	77

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า
5.3.2 ซอฟต์แวร์	80
5.4 วงจรภาคเอาต์พุต	89
5.5 วงจรแหล่งจ่ายไฟ	90
บทที่ 6 การทดลองและผลการทดลอง	94
บทที่ 7 สรุปและวิจารณ์ผล	116
ภาคผนวก ก. โปรแกรมการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์	
ภาคผนวก ข. อัตราค่าไฟฟ้าของการไฟฟ้านครหลวง	
ภาคผนวก ค. คาปาซิเตอร์ ตามข้อกำหนดการไฟฟ้านครหลวง	
ภาคผนวก ง. คาดำชี้ท	



การชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรขึ้นบันได

นายเทพชัย แซ่เต็ง
 นายประวิทย์ ดวงดี
 นายสิทธิพงศ์ เกิคมณี
 นายสุลักษณ์ โจสรรค์นุสนธิ์
 ผศ.จรงค์ บุญเส็ง อาจารย์ที่ปรึกษา
 ปีการศึกษา 2539

บทคัดย่อ

ปริยฐานิพนธ์ฉบับนี้เป็นการชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรขึ้นบันไดซึ่งจะนำไปใช้กับกลุ่มโหลดในโรงงานอุตสาหกรรม ซึ่งโหลดส่วนใหญ่จะเป็นมอเตอร์ที่มีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่ำและค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์จะขึ้นอยู่กับขนาดโหลดของมอเตอร์และความเร็วรอบที่ใช้ เช่นเซอร์ที่ใช้จะใช้สัญญาณแรงดันและกระแสผ่านวงจรซีโรครอสซึ่งแล้วนำสัญญาณทั้งสองไปผ่านวงจรคอมพิวเตอร์ซึ่งจะได้มุมต่างเฟสของสัญญาณ ส่งผลที่ได้ไปประมวลผลในไมโครโปรเซสเซอร์ ซึ่งจะทำให้การเปรียบเทียบกับค่าที่ตั้งไว้ แล้วสั่งให้รีเลย์ตัดต่อคาปาซิเตอร์เข้าไปในระบบ ซึ่งข้อมูลที่ได้จากการทดลองจะสามารถตอบสนองค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ที่โหลดต่างๆกันได้

LADDING COMPENSATION

Theppachai

Saeteng

Prawit

Doungdee

Sittipong

Kerdmanee

Sulak

Josammusont

Asst.Prof. Chongrak

Boonseng

Advisor

1996

ABSTRACT

The purpose of this thesis is to present Ladding Compensation used in loadgroup of industrial factory. The motor will have low power factor in motors will depend on load side and speeds of motor. Voltage and Current signal to Zero Crossing Detector and pass signal through phase Comparator. The signal form phase comparator will send to microprocessor for processing and controlling. Furthermore, the data from the experient can respond power factor in many load.

สารบัญรูป

	หน้า
รูปที่ 2.1 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของตัวต้านทาน	2
รูปที่ 2.2 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของขดลวดอินดักเตอร์	3
รูปที่ 2.3 แสดงรูปแรงดันและกระแสจากผลของ L ในวงจร	5
รูปที่ 2.4 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของคาปาซิเตอร์	5
รูปที่ 2.5 แสดงรูปแรงดันและกระแสจากผลของ C ในวงจร	7
รูปที่ 2.6 ดี-ฟลิปฟลอป	10
รูปที่ 2.7 ไทม์มิ่งไดอะแกรมสำหรับ ดี-ฟลิปฟลอป	10
รูปที่ 2.8 ที-ฟลิปฟลอป	11
รูปที่ 2.9 ไทม์มิ่งไดอะแกรมสำหรับ ที-ฟลิปฟลอป	12
รูปที่ 2.10 วงจรนอนอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงค์ดิเทกเตอร์	13
รูปที่ 2.11 วงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงค์ดิเทกเตอร์	13
รูปที่ 2.12 วงจรแสดงถึงค่า V_{UT} และ V_{LT}	14
รูปที่ 2.13 กราฟของ V_o กับ E_1 แสดงถึงค่าของแรงดันไฟฟ้าของแรงดันไฟฟ้าฮิสเตอร์รีซิสในวงจรคอมพาราเตอร์	15
รูปที่ 3.1 แสดงความสัมพันธ์เชิงมุมของกระแส แรงดันและกำลังไฟฟ้า	16
รูปที่ 3.2 แสดงการใช้คาปาซิเตอร์ช่วยจ่ายกำลังไฟฟ้าเสมือน ณ จุดที่ต้องการทำให้กระแสไฟฟ้าวรวมทั้งดึงจากระบบไฟฟ้าน้อยลง	18
รูปที่ 3.3 ความสัมพันธ์ของกำลังไฟฟ้าส่วนต่าง ๆ ทั้งก่อนปรับปรุงและหลังปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์	19
รูปที่ 3.4 โมโนแกรมสำหรับใช้หาขนาดของตัวคาปาซิเตอร์	22
รูปที่ 3.5 เส้นโค้งสำหรับหาว่าระบบไฟฟ้าจะสามารถรับโหลดเพิ่มขึ้นได้มากน้อยเพียงใด	24
รูปที่ 3.6 แสดงความสัมพันธ์ของขนาดคาปาซิเตอร์ และขนาดของโหลดที่เพิ่มขึ้นโดยไม่ทำให้ระบบไฟฟ้ารับโหลดเกินพิกัด	25
รูปที่ 3.7 แสดงการลดลงของกำลังงานสูญเสียในสายเคเบิลเมื่อปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์ให้มีค่าสูงขึ้น	28
รูปที่ 4.1 บล็อกไดอะแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	30
รูปที่ 4.2 การจัดวางขาของ 8051	36

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า	
รูปที่ 4.3	แสดงวงจรสำหรับรีเซตชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	39
รูปที่ 4.4	โครงสร้างภายในของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	40
รูปที่ 4.5	แสดงโครงสร้างและตำแหน่งของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	42
รูปที่ 4.6	แสดงการเลือกรีจิสเตอร์ใช้กับงานทั่วไป R0-R7 แต่ละกลุ่ม	43
รูปที่ 4.7	แสดงโครงสร้างพอร์ต 0 (บิต)	45
รูปที่ 4.8	แสดงโครงสร้างพอร์ต 1 (บิต)	45
รูปที่ 4.9	แสดงโครงสร้างพอร์ต 2 (บิต)	46
รูปที่ 4.10	แสดงโครงสร้างพอร์ต 3 (บิต)	46
รูปที่ 4.11	แสดงการใช้วงจรรอสซิงเลเตอร์ภายในชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	48
รูปที่ 4.12	หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ IE (Interrupt Enable)	60
รูปที่ 4.13	หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ TCON (Timer Control)	61
รูปที่ 4.14	หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ IP (Interrupt Priority)	62
รูปที่ 4.15	แสดงโครงสร้างของการอินเตอร์รัปต์	63
รูปที่ 4.16	แสดงแผนผังเวลาการรีเซต	64
รูปที่ 5.1	วงจรตรวจจับกระแสและแรงดัน	67
รูปที่ 5.2	แสดงหลักการพื้นฐานของเครื่อง	68
รูปที่ 5.3	วงจรวัดกระแส	69
รูปที่ 5.4	วงจรวัดแรงดัน	70
รูปที่ 5.5	วงจรตรวจจับแรงดันศูนย์	71
รูปที่ 5.6	สัญญาณต่างๆที่ได้จากวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์	71
รูปที่ 5.7	วงจรวัดความต่างเฟสของสัญญาณ	72
รูปที่ 5.8	แสดงสัญญาณต่างๆของวงจรวัดความต่างเฟส	72
รูปที่ 5.9	แสดงวงจรผลิตสัญญาณนาฬิกา	73
รูปที่ 5.10	แสดงวงจรแอนด์สัญญาณนาฬิกาเข้ากับสัญญาณมุมต่างเฟส	73
รูปที่ 5.11	แสดงวงจรมับสัญญาณลูกคลื่นและแลตซ์สัญญาณ	74
รูปที่ 5.12	แสดงวงจรแลตซ์และรีเซต	74
รูปที่ 5.13	แสดงสัญญาณมุมต่างเฟส สัญญาณแลตซ์และรีเซต	75
รูปที่ 5.14	แสดงวงจรการนำหน้าหรือล่าหลังของสัญญาณ	75

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า	
รูปที่ 5.15	แสดงสัญญาณเอาต์พุตของ ดี-ฟลิปฟล็อป กรณีสัญญาณกระแสล้าหลังแรงดัน	76
รูปที่ 5.16	แสดงสัญญาณเอาต์พุตของ ดี-ฟลิปฟล็อป กรณีสัญญาณกระแสหน้าหน้าแรงดัน	76
รูปที่ 5.17	แสดงตำแหน่งอุปกรณ์ต่างๆบนบอร์ด JAZZ-31	77
รูปที่ 5.18	แสดงแผนผังวงจร JAZZ-31	78
รูปที่ 5.19	แสดงการซอฟต์แวร์ช่วยงานการพัฒนาระบบ	80
รูปที่ 5.20	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมหลัก	81
รูปที่ 5.21	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของอินเตอร์รัปต์รูทีน	83
รูปที่ 5.22	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของกรตั้งโปรแกรมการทำงาน	84
รูปที่ 5.23	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการติดต่อคาปาซิเตอร์แบบแมนนวล	85
รูปที่ 5.24	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตั้งค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์เป้าหมาย	87
รูปที่ 5.25	ไฟล์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตั้งเวลาติดต่อคาปาซิเตอร์	88
รูปที่ 5.26	แสดงภาคเอาต์พุต	89
รูปที่ 5.27	แสดงวงจรแหล่งจ่ายไฟ	90
รูปที่ 5.28	แสดงการทำงานของวงจรรวม	91
รูปที่ 5.29	แสดงตำแหน่งอุปกรณ์ของวงจรรวม แหล่งจ่ายไฟและภาคเอาต์พุต บนแผ่นปริ้นท์รวม	92
รูปที่ 5.30	แสดงตู้ติดต่อคาปาซิเตอร์เพื่อชดเชยกำลังไฟฟ้าเสมือนให้กลุ่มโหลด	93
รูปที่ 5.31	แสดงชุดทำงานจริงของเครื่องชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรจับบันได	93
รูปที่ 6.1	แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	96
รูปที่ 6.2	แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	96
รูปที่ 6.3	แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	97
รูปที่ 6.4	แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	97

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า
รูปที่ 6.5 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	98
รูปที่ 6.6 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	98
รูปที่ 6.7 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	100
รูปที่ 6.8 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	100
รูปที่ 6.9 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	101
รูปที่ 6.10 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	101
รูปที่ 6.11 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	102
รูปที่ 6.12 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	102
รูปที่ 6.13 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	104
รูปที่ 6.14 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	104
รูปที่ 6.15 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	105
รูปที่ 6.16 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	105
รูปที่ 6.17 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	106
รูปที่ 6.18 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	106

	หน้า
รูปที่ 6.19 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	108
รูปที่ 6.20 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	108
รูปที่ 6.21 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	109
รูปที่ 6.22 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	109
รูปที่ 6.23 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	110
รูปที่ 6.24 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว	110
รูปที่ 6.25 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	112
รูปที่ 6.26 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	112
รูปที่ 6.27 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	113
รูปที่ 6.28 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	113
รูปที่ 6.29 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	114
รูปที่ 6.30 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว , ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	114

สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 ตารางความจริงของแอนด์เกต	7
ตารางที่ 2.2 ตารางความจริงของออร์เกต	8
ตารางที่ 2.3 ตารางความจริงของนอตเกต	8
ตารางที่ 2.4 ตารางความจริงของแนนด์เกต	8
ตารางที่ 2.5 ตารางความจริงของนอร์เกต	9
ตารางที่ 2.6 ตารางความจริงของเอ็กคลูซีฟออร์เกต	9
ตารางที่ 2.7 ตารางความจริงของเอ็กคลูซีฟนอร์เกต	9
ตารางที่ 2.8 ตารางความจริงของดี-ฟลิปฟลอป	10
ตารางที่ 2.9 ตารางความจริงของที-ฟลิปฟลอป	11
ตารางที่ 3.1 ตัวคูณสำหรับใช้หาขนาดกำลังไฟฟ้าเสมือนของตัวคาปาซิเตอร์เพื่อใช้ ปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์	21
ตารางที่ 3.2 แสดงกำลังไฟฟ้าปรากฏ เมื่อกำลังไฟฟ้าจริงคงที่ ณ ค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์ ต่าง ๆ	25
ตารางที่ 3.3 แสดงกำลังไฟฟ้าจริง เมื่อกำลังไฟฟ้าปรากฏคงที่ ณ ค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์ ต่าง ๆ	25
ตารางที่ 4.1 แสดงความแตกต่างระหว่าง Z80 และ 8051	31
ตารางที่ 4.2 แสดงความแตกต่างของสมาชิกไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51	34
ตารางที่ 4.3 แสดงค่าตำแหน่งแอดเดรสของการอินเตอร์รัปต์ โดยสัญญาณต่าง ๆ ที่ กำหนดขึ้นใหม่ในโปรแกรมมอนิเตอร์	59
ตารางที่ 4.4 แสดงค่าภายหลังการรีเซต	66
ตารางที่ 6.1 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว	95
ตารางที่ 6.2 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	99
ตารางที่ 6.3 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	103
ตารางที่ 6.4 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์อย่างละ 1 ตัว	107

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 6.5	แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้าเมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ ขนาด 5.5 และ 2.2 กิโลวัตต์ อย่างละ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ	111
ตารางที่ 6.6	แสดงผลการทดลองปรับแรงดันขนาดต่างๆกัน	115
ตารางที่ 6.7	แสดงผลการทดลองปรับแรงดันขนาดต่างๆกันและมีการชดเชยแบบอัตโนมัติ	115
ตารางที่ 6.8	แสดงผลการทดลองปรับขนาดแรงดันต่างๆที่โหลด 1 เฟส	115



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

ในปัจจุบันประเทศไทยได้มีการตื่นตัวทางอุตสาหกรรมเป็นอย่างมาก และวัตถุดิบที่สำคัญอย่างหนึ่งของอุตสาหกรรมคือ “พลังงานไฟฟ้า” โครงการนี้จึงพยายามที่จะค้นคว้าและเสนอแนวความคิดในการใช้พลังงานไฟฟ้าอย่างประหยัดและมีประสิทธิภาพมากที่สุด โดยคำนึงถึงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป็นสิ่งสำคัญ เนื่องจากเป็นตัวที่ทำให้ค่าใช้จ่ายต่าง ๆ เพิ่มขึ้นหรือลดลงได้ ระบบที่มีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่ำก็จะมี ความสูญเสียในระบบมาก ค่าใช้จ่ายในการซื้ออุปกรณ์ต่าง ๆ ตั้งแต่ต้นทางจนถึงปลายทางก็ต้องเสียมากขึ้น ค่าไฟฟ้าที่เสียก็มากขึ้นด้วย ดังนั้นการแก้ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้สูงขึ้นจึงมีความจำเป็นมาก

โครงการนี้ใช้ชื่อโครงการว่า “การชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรขั้วบันได” โครงการนี้สามารถให้แนวความคิดนำไปใช้กับกลุ่มโหลดของโรงงานอุตสาหกรรมที่เป็นโหลดขนาดใหญ่ และมีราคาสูง ซึ่งโหลดส่วนใหญ่จะเป็นจำพวกมอเตอร์ที่มีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่ำ แต่ในโครงการนี้จะเสนอให้ใช้กับซิลเลอร์ (Chiller)

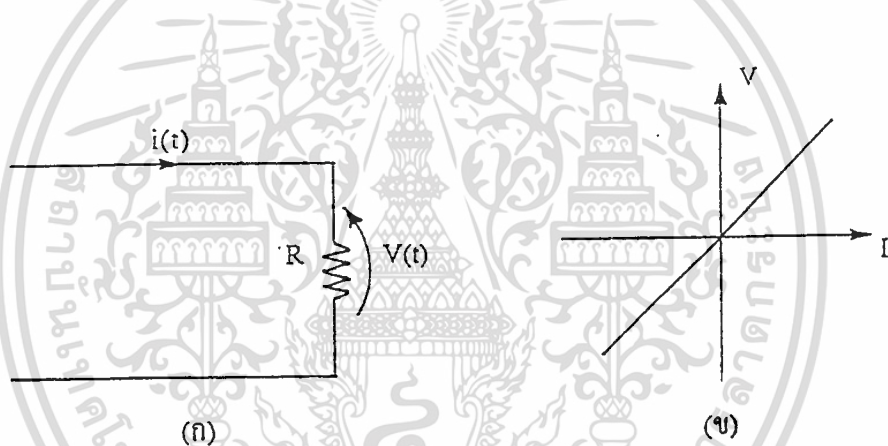
การชดเชยระบบไฟฟ้าโดยวงจรขั้วบันไดได้นำเอาไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เข้ามาเป็นส่วนสำคัญในการที่จะควบคุมและประมวลผลการชดเชยกำลังไฟฟ้าเสมือนให้โหลด กำลังไฟฟ้าเสมือนที่ชดเชยเข้าไปได้มาจากคาปาซิเตอร์ (Capacitor) ตัวคาปาซิเตอร์นี้จะถูกแบ่งเป็นชั้นคล้ายขั้วบันได ซึ่งมีชั้นแต่ละชั้นเท่ากัน สาเหตุที่โครงการนี้นำเอาไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มาใช้ เพราะประสิทธิภาพในการทำงานและความสามารถเฉพาะตัวของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 นี้ดีกว่าไมโครโปรเซสเซอร์แบบเก่า เช่น Z80 เป็นต้น โดยสัญญาณอินพุตที่จะส่งให้กับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะได้รับมาจากชุดวงจรวัดสัญญาณทางอิเล็กทรอนิกส์ พื้นฐานการทำงานของวงจรคือ การตรวจจับความแตกต่างระหว่างมุมของกระแสและแรงดัน แล้วไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะประมวลผลและควบคุมให้ค่าเป็นไปตามโปรแกรมที่ได้ออกแบบไว้ และจะแสดงผลให้ทราบทางจอแสดงผล

บทที่ 2 วงจรไฟฟ้า

ในบทนี้จะกล่าวถึงพื้นฐานของวงจรไฟฟ้าและอิเล็กทรอนิกส์ที่ใช้ในโครงงานอันประกอบไปด้วยความต้านทาน (Resistor) ,ขดลวดอินดักเตอร์ (Inductor) ,คาปาซิเตอร์ (Capacitor) ,วงจรเกดพื้นฐานที่นำไปประยุกต์ใช้งาน และวงจรซีโรครอสซิงคิเทกเตอร์ ตามลำดับ โดยศึกษาพฤติกรรมที่มีผลต่อแรงดันและกระแสของวงจร

2.1 ความต้านทาน

จากการทดลองพบว่ากระแสที่ไหลผ่านตัวความต้านทาน ทำให้เกิดแรงดันไฟฟ้าตกคร่อมตัวความต้านทานนั้น ตามทิศทางที่แสดงในรูปที่ 2.1 (ก)



รูปที่ 2.1 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของตัวความต้านทาน

(ก) วงจรไฟฟ้าที่มีความต้านทานเป็นโหลดในวงจร

(ข) กราฟแสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสในวงจร

ยิ่งกว่านั้นยังพบว่า แรงดันนี้จะแปร โดยตรงกับกระแสดังในรูปที่ 2.1 (ข)

กล่าวคือ

$$V \propto I$$

หรือเขียนเป็นสมการว่า

$$V = IR \tag{2.1}$$

ค่าคงที่ R ในที่นี้เรียกว่า ค่าความต้านทานของตัวความต้านทานนั้น ๆ ค่าความต้านทานมีหน่วยเป็นโอห์ม (Ohm) หรือเขียนสัญลักษณ์ว่า Ω

2.1.1 พลังงานสะสมและการสูญเสีย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากคำจำกัดความพื้นฐานของวิชาไฟฟ้า เราทราบว่าความสัมพันธ์ของกำลังไฟฟ้าคือ

$$P = VI \quad (2.2)$$

แต่เราทราบความสัมพันธ์ระหว่างกระแสที่ไหลผ่าน และแรงดันที่ตกคร่อมตัวความต้านทานว่ามีค่าเป็น

$$V = IR \quad (2.3)$$

$$P = I^2 R \quad (2.4)$$

จะเห็นว่ากำลังไฟฟ้าที่ปรากฏบนตัวต้านทาน จะเปลี่ยนเป็นพลังงานความร้อนและเราทราบว่ากำลังไฟฟ้าคือ อัตราการเปลี่ยนแปลงของพลังงาน ดังนั้น

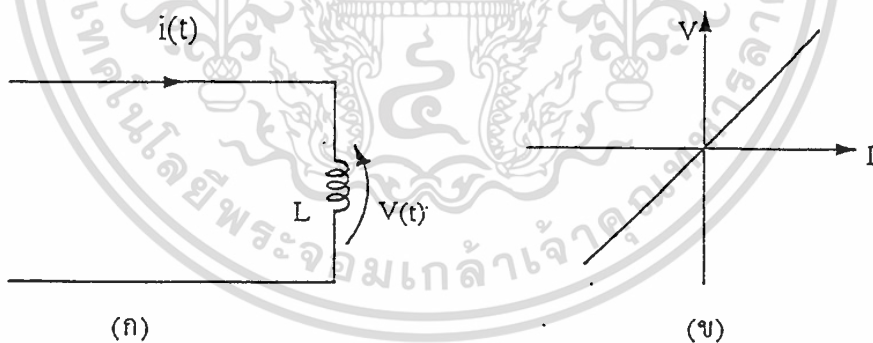
$$p = dw/dt \quad (2.5)$$

ฉะนั้นเมื่อมีกระแสไหลผ่านพลังงานจะปรากฏอยู่ในรูปของความร้อน คือไม่มีพลังงานสะสมอยู่ในตัวความต้านทานเลย คือ

$$W = i^2 R \quad (2.6)$$

2.2 ขดลวดอินดักเตอร์

จากผลการทดลองจะพบว่า แรงดันไฟฟ้าที่ตกคร่อมขดลวดอินดักเตอร์จะแปรผันโดยตรงกับอัตราการเปลี่ยนแปลงของกระแสไฟฟ้าผ่านขดลวดอินดักเตอร์รูปที่ 2.2



รูปที่ 2.2 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของขดลวดอินดักเตอร์

(ก) วงจรมีอินดักเตอร์เป็นโหลดในวงจร

(ข) กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันและกระแสในวงจร

อัตราการเปลี่ยนแปลงในที่นี้หมายถึงการเปลี่ยนแปลงของกระแสกับเวลา เขียนตามวิชาแคลคูลัสได้ว่า di/dt

ดังนั้นเราเขียนความสัมพันธ์ระหว่างกระแสที่ไหลผ่านและแรงดันที่ตกคร่อมขดลวดอินดักเตอร์ ได้เป็น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$V \propto di/dt$$

หรือเขียนเป็นสมการได้เป็น

$$v = L di/dt \quad (2.7)$$

โดยที่ L คือ ค่าคงตัวเรียกว่าอินดักแตนซ์ของขดลวดอินดักเตอร์ มีหน่วยเป็น เฮนรี (Henry) และเขียนเป็นสัญลักษณ์ว่า H

ขดลวดอินดักเตอร์หนึ่งขดจะมีค่า L เฉพาะตัวของมันกล่าวคือ สมมุติให้มีกระแส i แอมแปร์ ไหลผ่านขดลวดอินดักเตอร์ซึ่งมีจำนวนรวมเป็น N รอบ จะทำให้เกิด ฟลักซ์แม่เหล็กขึ้น ϕ เวกเตอร์และขดลวดดังกล่าวจะมีค่าอินดักแตนซ์เป็น L เฮนรี

ถ้าที่เวลา t วินาทีกระแสจะเริ่มจาก 0 กลายเป็น i

ดังนั้นอัตราเฉลี่ยของการเปลี่ยนแปลงกระแสจะมีค่าเป็น i/t แอมแปร์/วินาที

ขดลวดใด ๆ ที่มีค่าอินดักแตนซ์ 1 เฮนรี เมื่อขดลวดดังกล่าวมีอัตราการเปลี่ยนแปลงของกระแสเป็น 1 แอมแปร์/วินาที จะทำการเหนี่ยวนำให้เกิดแรงดันไฟฟ้าขึ้นมา 1 โวลต์

$$\text{ค่าเฉลี่ยในการเหนี่ยวนำให้เกิดแรงดันไฟฟ้า} = L di/dt \quad (2.8)$$

จากที่ได้ทราบว่เมื่อฟลักซ์แม่เหล็กเกิดการเปลี่ยนแปลงจะเหนี่ยวนำให้เกิดแรงดันไฟฟ้าขึ้นโดย แรงดันไฟฟ้าที่เกิดขึ้นจะแปรผันโดยตรงกับ อัตราการเปลี่ยนแปลงของฟลักซ์ที่ทุก ๆ ขดของลวดตัวนำที่ฟลักซ์สอดคล้องอยู่

ดังนั้น ขณะที่กระแสสร้างฟลักซ์ขึ้นเวกเตอร์ในเวลา t วินาที ฟลักซ์จะมีการเปลี่ยนแปลงในทางเพิ่มขึ้นจาก 0 ถึง t

ค่าเฉลี่ยในการเหนี่ยวนำให้เกิดแรงดันไฟฟ้า = N

$$N = L \cdot i/t \quad (2.9)$$

$$L = N \phi/i \quad (2.10)$$

ดังนั้นจะเห็นว่า ค่าอินดักแตนซ์ของขดลวดจะขึ้นกับจำนวนรอบของขดลวดอินดักแตนซ์ ฟลักซ์แม่เหล็กและกระแส

2.2.1 พลังงานสะสมในอินดักเตอร์

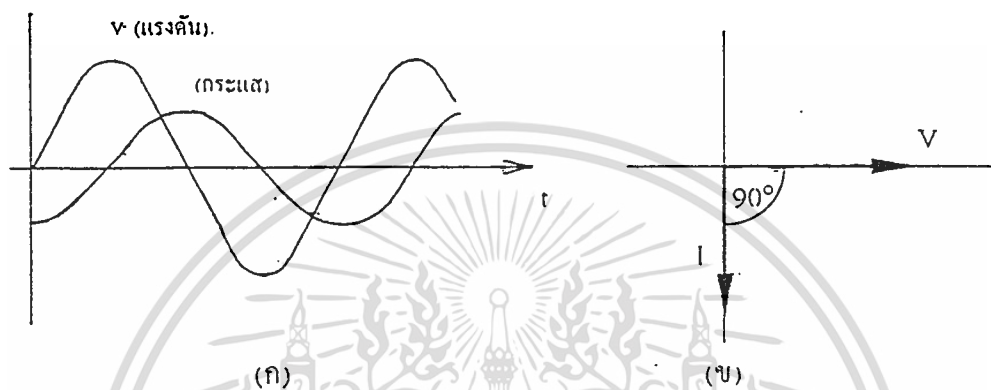
ในขดลวดอินดักเตอร์ที่ไม่มีกระแสไหลผ่านจะไม่มีพลังงานในขดลวดนั้น หากมีกระแสไหลจะมีพลังงานสะสมอยู่ในขดลวด ในรูปของสนามแม่เหล็กโดยถ้าขดลวดอินดักเตอร์มีค่าอินดักแตนซ์ L และกระแส i ไหลอยู่จะมีพลังงานสะสม W_L ซึ่งหาได้จาก

$$W_L = 0.5 L i^2 \quad (2.11)$$

สำหรับพลังงานดังกล่าวนี้จะสามารถถ่ายเทให้หรือออกจากขดลวดอินดักเตอร์ได้และมีคุณสมบัติพิเศษคือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- (1) สำหรับวงจรกระแสตรง ค่าอิมพีแดนซ์ของขดลวดอินดักเตอร์ = 0
- (2) สำหรับวงจรกระแสสลับ ค่าอิมพีแดนซ์ของขดลวดอินดักเตอร์ = $2\pi fL$
- (3) สำหรับคุณสมบัติพิเศษ ที่สำคัญอีกอย่างหนึ่งของขดลวดอินดักเตอร์ต่อกระแสไฟสลับ คือแรงดันไฟฟ้าจะนำหน้ากระแสอยู่ 90 องศา ดังรูปที่ 2.3



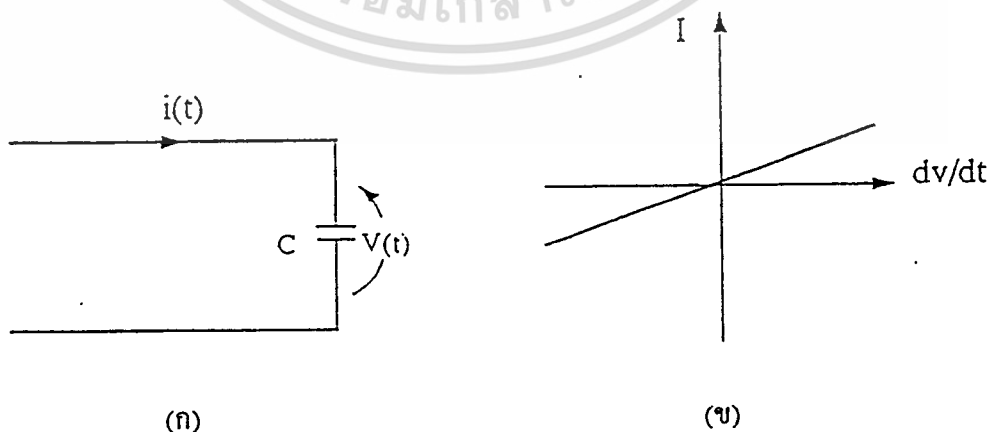
รูปที่ 2.3 แสดงรูปของแรงดันและกระแสจากผลของ L ในวงจร

(ก) รูปคลื่นแสดงให้เห็นว่ากระแสล่าหลัง (Lag) แรงดัน 90 องศา

(ข) รูปเฟสเซอร์ไคอะแกรมแสดงให้เห็นว่ากระแสล่าหลัง (Lag) แรงดัน

2.3 คาปาซิเตอร์

สำหรับการทดลองในคาปาซิเตอร์ พบว่าการไหลของกระแสในคาปาซิเตอร์จะแปรผันโดยตรงกับอัตราการเปลี่ยนแปลงของแรงดันที่ตกคร่อมคาปาซิเตอร์ นั้น ดังรูปที่ 2.4



รูปที่ 2.4 แสดงความสัมพันธ์ของแรงดันและกระแสของคาปาซิเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 2.4 จะเห็นได้ว่า

$$i = dv / dt$$

หรือเขียนเป็นสมการได้ว่า

$$i = C.dv / dt \quad (2.12)$$

โดย C เป็นค่าคงตัว เรียกว่า คาปาซิแตนซ์ของคาปาซิเตอร์นั้น ๆ

C มีหน่วยเป็น ฟารัด (Farad) และมีสัญลักษณ์เป็น F

คาปาซิเตอร์แต่ละตัวจะมีค่าคาปาซิแตนซ์เฉพาะตัวของมัน คาปาซิเตอร์ถึงแม้ว่าจะมีมากมายหลายชนิด แต่จะมีลักษณะโครงสร้างพื้นฐานเหมือนกัน กล่าวคือ จะประกอบไปด้วยตัวนำ 2 แผ่นวางขนานกัน โดยตรงกลางจะมีสารฉนวนไดอิเล็กทริกวางขึ้นอยู่

ความสามารถในการสะสมพลังงานของคาปาซิเตอร์แต่ละตัว เราเรียกว่าคาปาซิแตนซ์ ซึ่งค่าคาปาซิแตนซ์ดังกล่าวนี้จะขึ้นอยู่กับ พื้นที่ของแผ่นตัวนำที่ใช้ทำ (A) คุณสมบัติของไดอิเล็กทริกที่ใช้ซึ่งเราเรียกว่า “permittivity” (ϵ) และ ระยะห่างระหว่างแผ่นตัวนำ (d) ดังสมการ

$$C = \epsilon * A / d \quad (2.13)$$

2.3.1 พลังงานสะสมในคาปาซิเตอร์

คาปาซิเตอร์สามารถสะสมพลังงานไว้ในรูปของสนามไฟฟ้า โดยถ้าคาปาซิเตอร์ที่มีค่าคาปาซิแตนซ์ C และแรงดัน V ตกคร่อมอยู่ จะมีพลังงานสะสม W_C

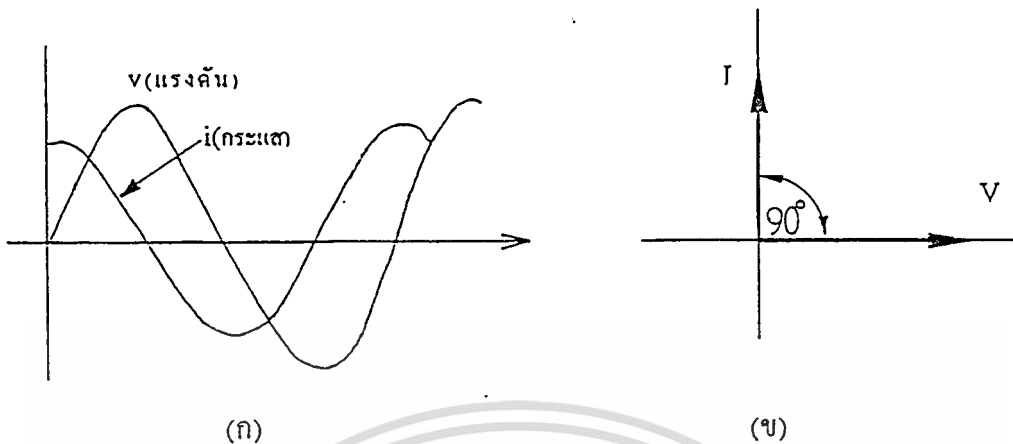
ซึ่งหาได้จาก

$$W_C = 0.5CV^2 \quad (2.14)$$

โดยพลังงานดังกล่าวนี้สามารถถ่ายเทให้หรือออกจากคาปาซิเตอร์ได้ และมีคุณสมบัติพิเศษ คือ

- (1) สำหรับวงจรไฟฟ้ากระแสตรง ค่าอิมพีแดนซ์ของคาปาซิเตอร์ = ∞
- (2) สำหรับวงจรไฟฟ้ากระแสสลับ ค่าอิมพีแดนซ์ของคาปาซิเตอร์ = $1/2\pi fc$
- (3) คุณสมบัติพิเศษอีกประการของคาปาซิเตอร์คือ ไฟกระแสสลับคือ ค่าแรงดันจะล่า

หลังกระแสอยู่ 90 องศา ดังรูปที่ 2.5



- รูปที่ 2.5 แสดงรูปของแรงดันและกระแสจากผลของ C ในวงจร
- (ก) รูปคลื่นแสดงให้เห็นว่ากระแสนำหน้าแรงดัน 90 องศา
- (ข) รูปเฟสเซอร์ไคอะแกรม แสดงให้เห็นว่ากระแสนำหน้า

2.4 เกตพื้นฐานและตารางความจริง

เกตพื้นฐานแบบต่างๆเรานิยามได้ว่า

แอนด์เกต(AND gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก (Logic) 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตทุกตัวเป็นลอจิก 1 และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 เมื่ออินพุตตัวใดตัวหนึ่งหรือทุกตัวเป็นลอจิก 0

Input		Output
A	B	$Y = AB$
0	0	0
0	1	0
1	0	0
1	1	1

ตารางที่ 2.1 ตารางความจริงของแอนด์เกต

ออร์เกต (OR gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตตัวใดตัวหนึ่งหรือทุกตัวเป็นลอจิก 1 และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 ก็ต่อเมื่ออินพุตทุกตัวเป็นลอจิก 0

Input		Output
A	B	$Y = A + B$
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	1

ตารางที่ 2.2 ตารางความจริงของออร์เกต
 นอตกเกต (NOT gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นคอมพลีเมนต์ของอินพุต

Input	Output
A	$Y = \bar{A}$
0	1
1	0

ตารางที่ 2.3 ตารางความจริงของนอตกเกต
 แนนด์เกต (NAND gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตตัวใดตัวหนึ่งหรือทุกตัวเป็นลอจิก 0 และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 ก็ต่อเมื่ออินพุตทุกตัวเป็นลอจิก 1

Input		Output
A	B	$Y = \overline{AB}$
0	0	1
0	1	1
1	0	1
1	1	0

ตารางที่ 2.4 ตารางความจริงของแนนนด์เกต
 นอร์เกต (NOR gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตทุกตัวเป็นลอจิก 0 และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 ก็ต่อเมื่ออินพุตทุกตัวเป็นลอจิก 1

Input		Output
A	B	$Y = \overline{A - B}$
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	0

ตารางที่ 2.5 ตารางความจริงของนอร์เกต

เอ็กคลูซีฟออร์เกต (EXCLUSIVE OR gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตมีลอจิกต่างกัน และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 ก็ต่อเมื่ออินพุตมีลอจิกเหมือนกัน

Input		Output
A	B	Y
0	0	0
0	1	1
1	0	1
1	1	0

ตารางที่ 2.6 ตารางความจริงของเอ็กคลูซีฟออร์เกต

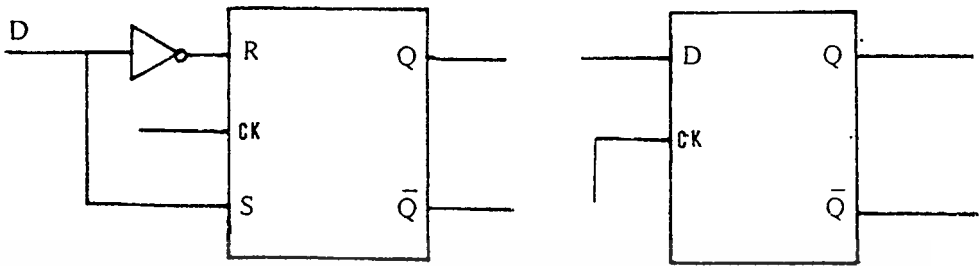
เอ็กคลูซีฟนอร์เกต (EXCLUSIVE NOR gate) คือเกตที่ให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 1 ก็ต่อเมื่ออินพุตมีลอจิกเหมือนกัน และจะให้เอาต์พุตเป็นลอจิก 0 ก็ต่อเมื่ออินพุตมีลอจิกต่างกัน

Input		Output
A	B	Y
0	0	1
0	1	0
1	0	0
1	1	1

ตารางที่ 2.7 ตารางความจริงของเอ็กคลูซีฟนอร์เกต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ดี-ฟลิปฟลอป (D-flipflop)

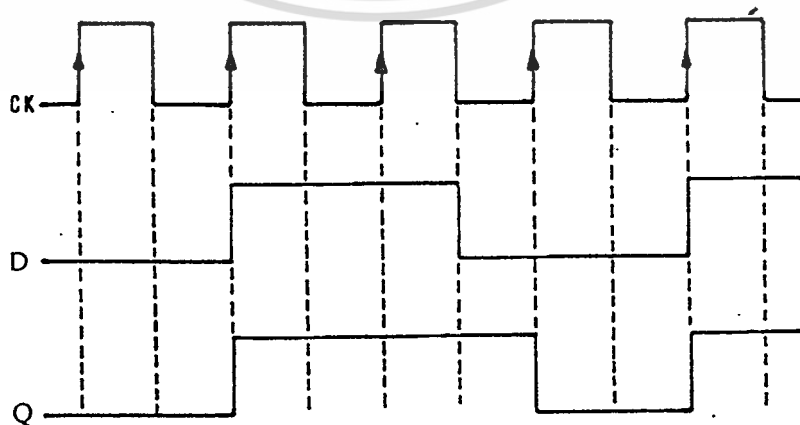


รูปที่ 2.6 ดี-ฟลิปฟลอป

CK	D	Q_{n+1}
↑	0	0
↑	1	1
0	X	Q_n

ตารางที่ 2.8 ตารางความจริงของดี-ฟลิปฟลอป

เมื่อ $D = 0$ ทำให้ $R = 1, S = 0$ หลังจาก CK เปลี่ยนสถานะจากลอจิก 0 เป็นลอจิก 1 Q ในสถานะต่อไป (Q_{n+1}) จะเป็นลอจิก 0 และเมื่อ $D = 1$ ทำให้ $R = 0, S = 1$ หลังจาก CK เปลี่ยนสถานะจากลอจิก 0 เป็นลอจิก 1 Q ในสถานะต่อไปจะเป็นลอจิก 1 เราจึงสรุปได้ว่า เมื่อมี CK ที่ขอบขาขึ้น Q_{n+1} จะเป็นไปตามลอจิกของ D สำหรับกรณี CK เป็นลอจิก 0 D จะเป็นลอจิก 0 หรือ 1 ก็ตาม Q_{n+1} จะไม่มีการเปลี่ยนสถานะหรือ $Q_{n+1} = Q_n$ สามารถเขียนไทม์มิงไดอะแกรมได้ดังนี้

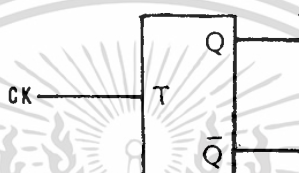


รูปที่ 2.7 ไทม์มิงไดอะแกรมสำหรับ ดี-ฟลิปฟลอป

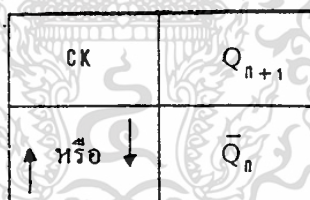
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ที-ฟลิปฟลอป (T-flipflop)

ลักษณะการทำงานของที-ฟลิปฟลอป คือจะเปลี่ยนสถานะทุกครั้งที่มีคล็อกพัลส์(Clock pulse) ป้อนเข้ามาที่ เช่น ถ้า ฟลิปฟลอปอยู่ในสถานะลอจิก 0 เมื่อมี มีคล็อกพัลส์ป้อนเข้ามา มันจะเปลี่ยนสถานะเป็นลอจิก 1 และถ้ามีคล็อกพัลส์อันต่อไปถูกป้อนเข้ามาอีกมันจะเปลี่ยนสถานะจากลอจิก 1 กลับไปเป็นลอจิก 0 อีก หรืออาจกล่าวได้ว่าเมื่อมีคล็อกพัลส์ป้อนเข้ามาที่ขา T จะทำให้เอาต์พุต Q เปลี่ยนสถานะเป็นสถานะตรงข้าม

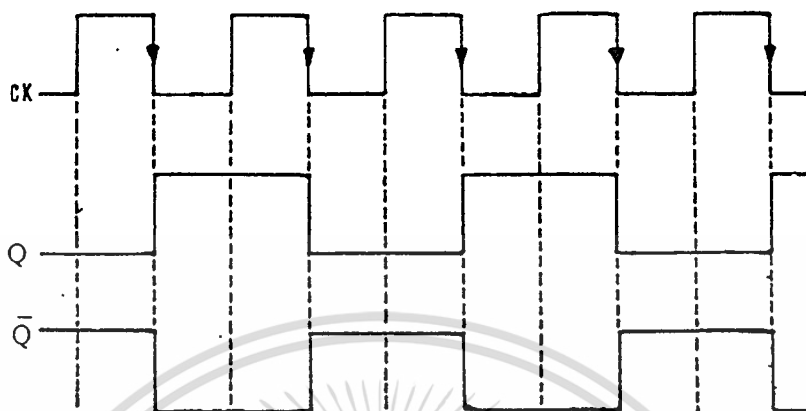


รูปที่ 2.8 ที-ฟลิปฟลอป



ตารางที่ 2.9 ตารางความจริงของ ที-ฟลิปฟลอป

จากรูปที่ 2.9 จะเห็นว่าฟลิปฟลอป จะเปลี่ยนสถานะตรงขบขาลงของคล็อกพัลส์หนึ่งๆ จะสังเกตว่าฟลิปฟลอปจะกลับไปสู่สถานะเดิมทุกๆ 2 คล็อกพัลส์ ดังนั้นเอาต์พุตฟรีเควนซี (Output Frequency) จึงเป็นครึ่งหนึ่งของอินพุตฟรีเควนซี(Input Frequency) นั่นคือที-ฟลิปฟลอป จึงทำหน้าที่เหมือนตัวหารความถี่ด้วย 2 ทุกๆฟลิปฟลอป



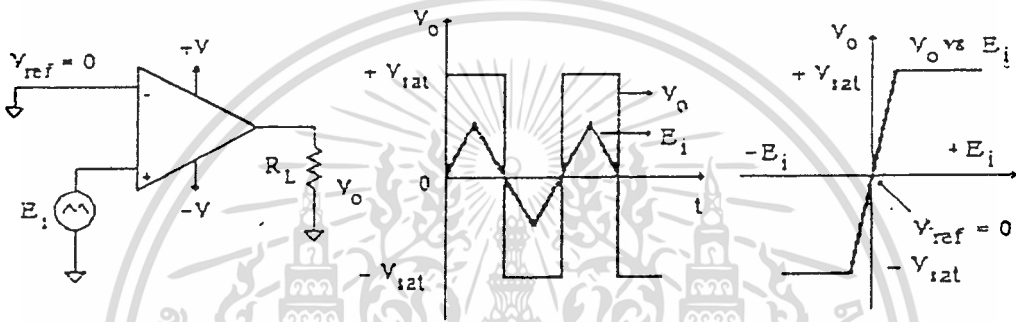
รูปที่ 2.9 ไทม์มิง ไดอะแกรมสำหรับ ที-ฟลิปฟลอปเมื่อทริกเกอร์ที่ขอบขาของคล็อกพัลส์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.5 วงจรซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์

2.5.1 วงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ (Noninverting Zero-Crossing Detector)

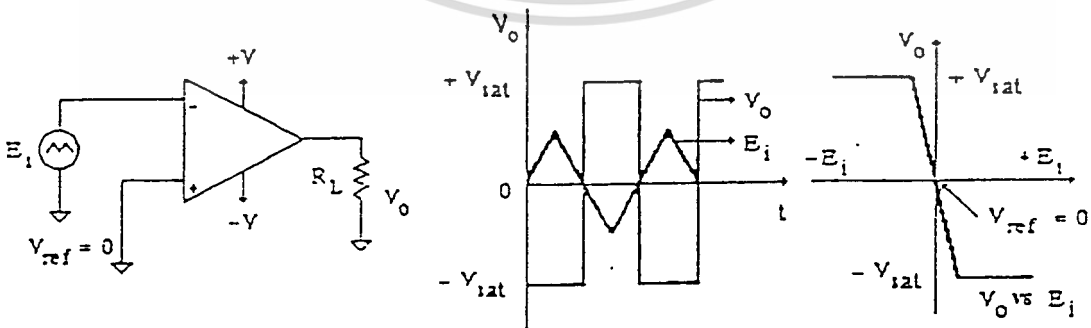
จากรูปที่ 2.10 ออปแอมป์เป็นตัวคอมพาราเตอร์ (comparator) โดยที่ขาบวกออปแอมป์ต่อกับค่าแรงดันไฟฟ้า E_i และต่อกับแรงดันไฟฟ้าอ้างอิง (reference voltage) $V_{ref} = 0$ เมื่อ E_i มีค่ามากกว่า V_{ref} ทำให้ $V_o = +V_{sat}$ เพราะว่าแรงดันไฟฟ้าที่ขาบวกมีค่าเป็นบวกมากกว่าแรงดันไฟฟ้าที่ขาลบ ดังนั้น V_o จึงมีค่าเป็นบวก



รูปที่ 2.10 วงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ เมื่อ E_i มากกว่า V_{ref} $V_o = +V_{sat}$

2.5.2 วงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ (Inverting Zero-Crossing Detector)

ขาลบของออปแอมป์ในรูปที่ 2.11 มีค่าแรงดันไฟฟ้าเท่ากับ E_i และมีแรงดันไฟฟ้าอ้างอิงเป็นศูนย์ ($V_{ref} = 0$) เป็นวงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ เมื่อ E_i มากกว่า V_{ref} จะได้ $V_o = -V_{sat}$



รูปที่ 2.11 วงจรอินเวอร์ตดิ้งซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ เมื่อ E_i มากกว่า V_{ref} $V_o = -V_{sat}$

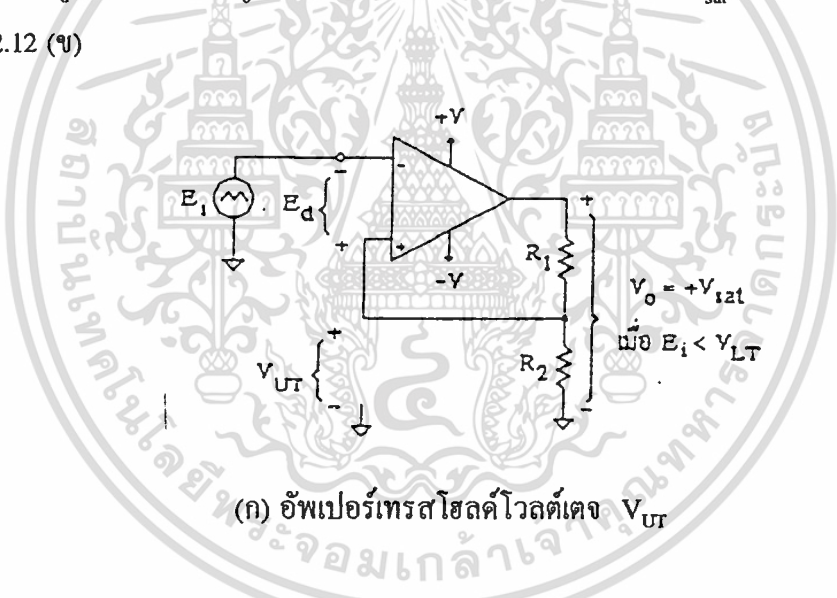
2.5.3 วงจรซีโรครอสซิงดีเทกเตอร์ฮิสเทอรีซิส (Zero-Crossing Detector with Hysteresis)

อ็พเพอร์เทรสโฮลด์โวลต์เตจ (Upper-Threshold Voltage)

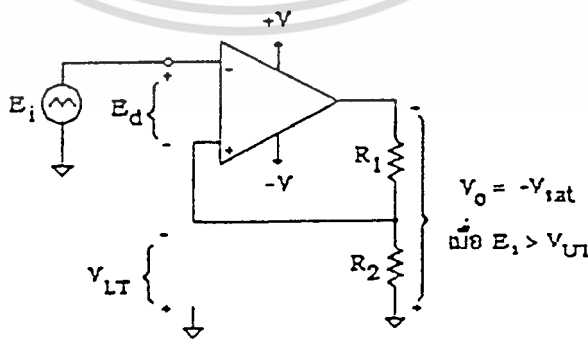
ในรูปที่ 2.12 (ก) แรงดันไฟฟ้าเอาต์พุต V_o จะक्रमระหว่าง R_1 และ R_2 จะถูกป้อนกลับเข้าที่ขาบวกของออปแอมป์ เมื่อ $V_o = +V_{sat}$ แรงดันไฟฟ้าที่ถูกป้อนกลับจะเรียกว่า อ็พเพอร์เทรสโฮลด์โวลต์เตจ V_{UT} V_{UT} จะสามารถแสดงโดยใช้โวลต์เตจดิไวเดอร์ (Voltage Divider) ดังนี้

$$V_{UT} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} (+V_{sat}) \tag{2.15}$$

เมื่อ E_i มีค่าน้อยกว่า V_{UT} ซึ่งก็คือ ค่าแรงดันไฟฟ้าที่ขาบวกจะมีค่ามากกว่าค่าแรงดันไฟฟ้าที่ขาลบ จะได้ $V_o = +V_{sat}$ และเมื่อ E_i มีค่าเป็นบวกมากกว่า V_{UT} เพียงเล็กน้อย ค่า E_i จะกลับขั้ว และ ค่า V_o เริ่มลดลง ในขณะนี้ค่าบวกส่วนของ V_o ที่ถูกป้อนกลับไปทางขาบวกจะมีค่าน้อยลง และ E_i มีค่ามากขึ้น V_o จะลดลงอย่างรวดเร็วและมีค่าเป็น $-V_{sat}$ วงจรจะคงที่ที่สภาพดังในรูปที่ 2.12 (ข)



(ก) อ็พเพอร์เทรสโฮลด์โวลต์เตจ V_{UT}



(ข) โลเวอร์เทรสโฮลด์โวลต์เตจ V_{LT}

รูปที่ 2.12 วงจรแสดงถึงค่า V_{UT} V_{LT}

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

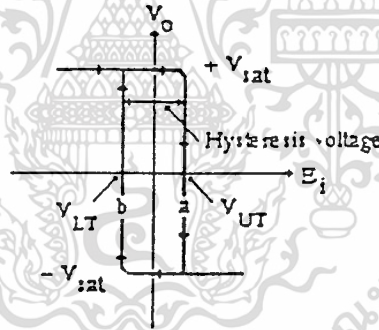
โลเวอร์เทรชโฮลด์โวลต์เตจ (Lower-Threshold Voltage)

เมื่อ V_o มีค่าเป็น $-V_{sat}$ ค่าแรงดันไฟฟ้าที่ป้อนกลับไปที่ขาบวกของออปแอมป์เรียกว่า โลเวอร์เทรชโฮลด์โวลต์เตจ V_{LT} . V_{LT} คิดได้จากสมการที่ 2.16

$$V_{LT} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} (-V_{sat}) \quad (2.16)$$

ค่าของ V_{LT} จะเป็นลบเมื่อเทียบกับกราวน์ (ground) V_o จะมีค่าเท่ากับ $-V_{sat}$ ในขณะที่ E_i มีค่าเป็นบวกมากกว่า V_{LT} V_o จะเปลี่ยนกลับไปเป็น $+V_{sat}$ เมื่อ E_i มีค่าเป็นลบมากกว่า หรือมีค่าต่ำกว่า V_{LT}

คำนิยามของฮิสเตอร์รีซิส (hysteresis) มีมาตรฐานในการแสดงผลการทำงานของตัวคอมพาราเตอร์บนกราฟเพียงกราฟเดียวแทนการใช้กราฟ 2 กราฟเหมือนในรูปที่ 2.10 และรูปที่ 2.11 โดยการพล็อต (plot) ค่า E_i บนแกนนอนและค่า V_o บนแกนตั้ง เราจะได้ กราฟของ V_o กับ E_i แสดงถึงค่าของแรงดันไฟฟ้าฮิสเตอร์รีซิสในวงจรคอมพาราเตอร์ ดังรูปที่ 2.13



รูปที่ 2.13 กราฟของ V_o กับ E_i แสดงถึงค่าของแรงดันไฟฟ้าฮิสเตอร์รีซิสในวงจรคอมพาราเตอร์

ถ้า E_i มีค่าน้อยกว่า V_{LT} จะได้ $V_o = +V_{sat}$ และเส้นตรง a แสดงถึง V_o เปลี่ยนแปลงจาก $+V_{sat}$ ไปสู่ $-V_{sat}$ ในขณะที่ E_i มีค่ามากกว่า V_{UT} เส้นตรง b แสดงถึง V_o เปลี่ยนแปลงจาก $-V_{sat}$ ไปสู่ $+V_{sat}$ เมื่อ E_i มีค่าน้อยกว่า V_{LT} ค่าความแตกต่างแรงดันระหว่าง V_{UT} กับ V_{LT} จะเรียกว่าแรงดันไฟฟ้าฮิสเตอร์รีซิส V_H

ถ้ากำหนดค่าแรงดันไฟฟ้าฮิสเตอร์รีซิสมากกว่าค่า พีคทูพีคนอยส์โวลต์เตจ (peak-to-peak noise voltage) ก็จะไม่เกิดค่าผิดพลาดของเอาต์พุตครอสซิง (output crossing) ดังนั้นค่า V_H จึงบอกเราได้ว่าวงจรจะสามารถทนค่าพีคทูพีคนอยส์โวลต์เตจได้เท่าไร

บทที่ 3

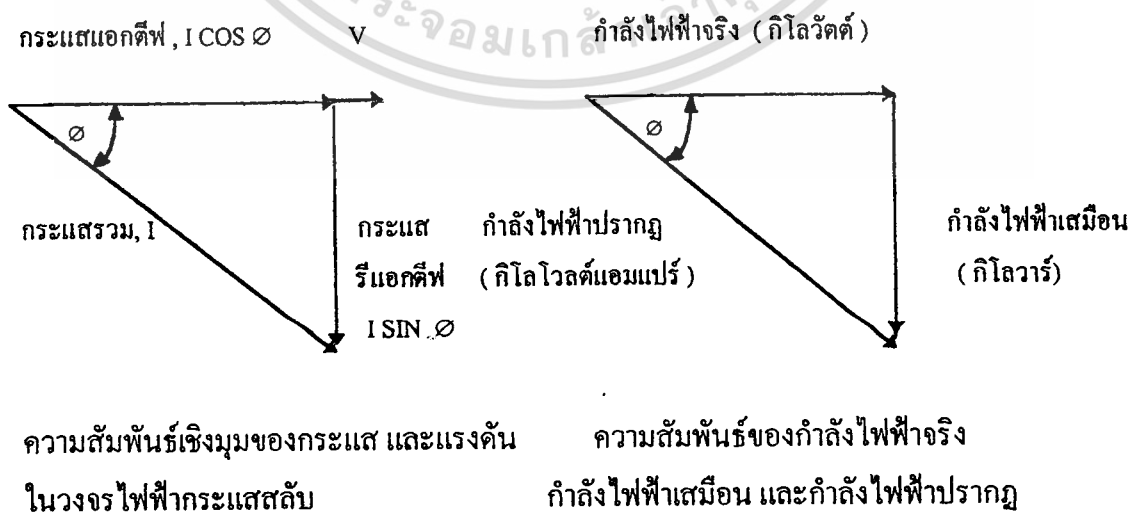
การปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ (Power factor correction)

เพาเวอร์แฟกเตอร์มีความสำคัญในระบบไฟฟ้า เนื่องจากเป็นค่าที่ทำให้ค่าใช้จ่ายต่าง ๆ เพิ่มขึ้นหรือลดลงได้ ระบบไฟฟ้าที่มีเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่ำก็จะมี ความสูญเสียในระบบมาก อุปกรณ์ที่ใช้ก็ต้องมีขนาดใหญ่มากขึ้น ค่าใช้จ่ายในการซื้ออุปกรณ์ต่าง ๆ ตั้งแต่ต้นทางจนถึงปลายทางก็ต้องเสียมากขึ้น ค่าไฟฟ้าที่เสียก็มากขึ้นด้วย ดังนั้นการแก้เพาเวอร์แฟกเตอร์ให้สูงขึ้นจึงมีความจำเป็น แต่ทั้งนี้ก็ต้องพิจารณาถึงเงินทุนกับค่าอุปกรณ์ต่าง ๆ ที่นำมาแก้เพาเวอร์แฟกเตอร์เทียบกับค่าใช้จ่ายที่ประหยัดได้จากการแก้เพาเวอร์แฟกเตอร์

3.1 หลักการเบื้องต้นเกี่ยวกับเพาเวอร์แฟกเตอร์

อุปกรณ์ไฟฟ้าส่วนใหญ่ต้องการกระแสสองส่วนด้วยกันคือ

1. กระแสส่วนที่ทำให้เกิดการ ทำงาน (active current) เป็นกระแสส่วนที่อุปกรณ์ไฟฟ้าเปลี่ยนไปเป็นงานซึ่งอาจจะอยู่ในรูปของความร้อน แสงสว่าง หรือกำลังงานกลที่ใช้ในการขับเคลื่อนต่าง ๆ มีหน่วยที่ใช้วัดกำลังงานเป็นวัตต์ (W) หรือกิโลวัตต์ (kW)
2. กระแสส่วนที่ใช้สร้างสนามแม่เหล็ก (reactive current) เป็นกระแสส่วนที่ใช้ในการสร้างสนามแม่เหล็กซึ่งมีความจำเป็นมากในอุปกรณ์ที่ต้องทำงาน โดยอาศัยสนามแม่เหล็กเช่นหม้อแปลง มอเตอร์ เป็นต้น ถ้าไม่มีสนามแม่เหล็กอุปกรณ์ดังกล่าวจะทำงานไม่ได้เลย เราเรียกกำลังงานที่ต้องใช้ส่วนนี้ว่ากำลังไฟฟ้าเสมือน และมีหน่วยวัดเป็น วาร์ (VAR) หรือกิโลวาร์ (kVAR) ความสัมพันธ์ระหว่างค่าต่าง ๆ ดังกล่าวได้แสดงไว้ในรูปที่ 3.1



รูปที่ 3.1 แสดงความสัมพันธ์เชิงมุมของกระแส แรงดัน และกำลังไฟฟ้า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 3.1 เราสามารถหาค่ากระแสทั้งหมดที่อุปกรณ์ไฟฟ้าดึงจากแหล่งจ่ายไฟได้ดังนี้

$$\begin{aligned} \text{Total current} &= \sqrt{(\text{Active current})^2 + (\text{Reactive current})^2} \\ I &= \sqrt{(I \cos \phi)^2 + (I \sin \phi)^2} \end{aligned} \quad (3.1)$$

ถ้าเอาแรงดัน V คูณตลอดทั้งทางด้านซ้ายมือและด้านขวามือของสมการที่ 1 เราจะได้ความสัมพันธ์กำลังไฟฟ้าปรากฏ กำลังไฟฟ้าจริง และกำลังไฟฟ้าเสมือน ดังนี้

$$\begin{aligned} \text{Apparent power} &= \sqrt{(\text{Active power})^2 + (\text{Reactive power})^2} \\ VI &= \sqrt{(VI \cos \phi)^2 + (VI \sin \phi)^2} \end{aligned} \quad (3.2)$$

3.2 คำจำกัดความของค่าว่าเพาเวอร์แฟกเตอร์

เพาเวอร์แฟกเตอร์ คือ อัตราส่วนของกำลังไฟฟ้าจริง ต่อกำลังไฟฟ้าปรากฏในวงจรไฟฟ้าใด ๆ มีค่าเปลี่ยนแปลงได้ตั้งแต่ 0 ถึง 1 แต่โดยปกติมักจะพูดกันเป็นเปอร์เซ็นต์

$$\text{เพาเวอร์แฟกเตอร์} = \frac{\text{กำลังไฟฟ้าจริง}}{\text{กำลังไฟฟ้าปรากฏ}} = \frac{\text{kW}}{\text{kVA}}$$

หรือจากรูปที่ 3.1 จะได้

$$\text{เพาเวอร์แฟกเตอร์} = \cos \phi$$

เพาเวอร์แฟกเตอร์อาจจะเป็นแบบล้าหลังหรือแบบนำหน้าก็ได้ทั้งนี้ขึ้นอยู่กับทิศทางการไหลของกำลังไฟฟ้าจริงและกำลังไฟฟ้าเสมือน ถ้ากำลังไฟฟ้าทั้งสองส่วนนี้ไหลไปในทิศทางเดียวกัน ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ที่จุดนั้นจะเป็นแบบล้าหลัง แต่ถ้าไหลไปคนละทิศทางแล้วค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ที่จุดนั้นจะเป็นแบบนำหน้า เนื่องจากตัวคาปาซิเตอร์เป็นแหล่งกำเนิดกำลังไฟฟ้าเสมือนเพียงอย่างเดียวมันจึงมีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป็นแบบนำหน้าเสมอ สำหรับมอเตอร์เหนี่ยวนำจะมีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป็นแบบล้าหลังเพราะมันต้องการทั้งกำลังไฟฟ้าจริงและกำลังไฟฟ้าเสมือน (ไหลเข้ามอเตอร์ทั้งสองส่วน) สำหรับชิงโครนสมอเตอร์ที่ถูกกระตุ้นเกินขนาด (overexcited) นั้นสามารถจ่ายกำลังไฟฟ้าเสมือนเข้าสู่ระบบไฟฟ้าได้ แต่กำลังไฟฟ้าจริงต้องไหลเข้ามอเตอร์เสมอ ดังนั้นมันจึงมีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป็นแบบนำหน้าได้

3.3 เราจะปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ได้อย่างไร

เมื่อกำลังไฟฟ้าเสมือนในวงจรไฟฟ้าถูกทำให้ลดลง กระแสไฟฟ้ารวมในวงจรจะมีค่าลดลงด้วย ถ้าส่วนของกำลังไฟฟ้าจริงไม่เปลี่ยนแปลงแล้วค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ในวงจรจะมีค่าสูงขึ้น เมื่อกำลังไฟฟ้าเสมือนมีค่าเป็นศูนย์ ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์จะเป็น 1 หรือ 100 %

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น มิอนุญาติให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



วิธีคำนวณหาค่าคาปาซิเตอร์

จากรูปที่ 3.1 จะได้ความสัมพันธ์ต่าง ๆ ดังนี้

$$\text{COS } \phi = \frac{\text{Active power}}{\text{Apparent power}} = \frac{\text{kW}}{\text{kVA}} \quad (3.3)$$

$$\text{TAN } \phi = \frac{\text{Reactive power}}{\text{Active power}} = \frac{\text{kVAR}}{\text{kW}} \quad (3.4)$$

$$\text{SIN } \phi = \frac{\text{Reactive power}}{\text{Apparent power}} = \frac{\text{kVAR}}{\text{kVA}} \quad (3.5)$$

ตามปกติแล้วถ้าโหลดไม่เปลี่ยนแปลง ค่ากำลังไฟฟ้าจริง (Active power) จะมีค่าไม่เปลี่ยนแปลง ส่วนค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏและกำลังไฟฟ้าเสมือนจะเปลี่ยนแปลงไปตามค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ ดังนั้นสมการที่ใช้ในการคำนวณจะจัดให้อยู่ในรูปของกำลังไฟฟ้าที่ทำให้เกิดงานคือ

$$\begin{aligned} \text{กำลังไฟฟ้าเสมือน} &= \text{กำลังไฟฟ้าจริง} * \text{TAN } \phi \\ \text{kVAR} &= \text{kW} * \text{TAN } \phi \end{aligned} \quad (3.6)$$



รูปที่ 3.3 ความสัมพันธ์ของกำลังไฟฟ้าส่วนต่าง ๆ ทั้งก่อน และหลังปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์



วิธีคำนวณหาค่าคาปาซิเตอร์

จากรูปที่ 3.1 จะได้ความสัมพันธ์ต่าง ๆ ดังนี้

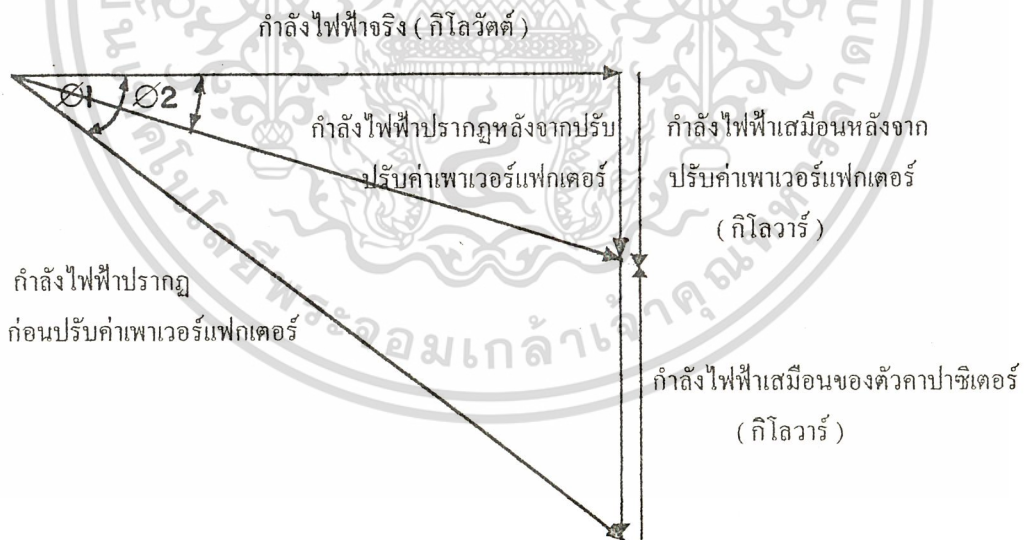
$$\text{COS } \phi = \frac{\text{Active power}}{\text{Apparent power}} = \frac{\text{kW}}{\text{kVA}} \quad (3.3)$$

$$\text{TAN } \phi = \frac{\text{Reactive power}}{\text{Active power}} = \frac{\text{kVAR}}{\text{kW}} \quad (3.4)$$

$$\text{SIN } \phi = \frac{\text{Reactive power}}{\text{Apparent power}} = \frac{\text{kVAR}}{\text{kVA}} \quad (3.5)$$

ตามปกติแล้วถ้าโหลดไม่เปลี่ยนแปลง ค่ากำลังไฟฟ้าจริง (Active power) จะมีค่าไม่เปลี่ยนแปลง ส่วนค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏและกำลังไฟฟ้าเสมือนจะเปลี่ยนแปลงไปตามค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ ดังนั้นสมการที่ใช้ในการคำนวณจะจัดให้อยู่ในรูปของกำลังไฟฟ้าที่ทำให้เกิดงานคือ

$$\begin{aligned} \text{กำลังไฟฟ้าเสมือน} &= \text{กำลังไฟฟ้าจริง} * \text{TAN } \phi \\ \text{kVAR} &= \text{kW} * \text{TAN } \phi \end{aligned} \quad (3.6)$$



รูปที่ 3.3 ความสัมพันธ์ของกำลังไฟฟ้าส่วนต่าง ๆ ทั้งก่อน และหลังปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีคำรุ่นไปใช้

ถ้าจะคำนวณหาขนาดของคาปาซิเตอร์ที่ต้องใช้ในการปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์จะหา
ได้ดังนี้

$$\text{กำลังไฟฟ้าเสมือนที่ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เท่าเดิม} = kW * \text{TAN } \theta_1 \quad (3.7)$$

$$\text{กำลังไฟฟ้าเสมือนที่ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ใหม่} = kW * \text{TAN } \theta_2 \quad (3.8)$$

เมื่อ θ_1 เป็นมุมของค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เดิม

θ_2 เป็นมุมของค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ใหม่

ดังนั้นขนาดของคาปาซิเตอร์ที่ต้องใช้เพื่อปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ คือ

$$\begin{aligned} \text{กำลังไฟฟ้าเสมือนของตัวคาปาซิเตอร์} &= kW * (\text{TAN } \theta_1 - \text{TAN } \theta_2) \text{ kVAR} \\ &= kW * (\text{TAN } \theta_1 - \text{TAN } \theta_2) \text{ kVAR} \quad (3.9) \end{aligned}$$

$$= kW * \Delta \text{TAN } \theta \quad (3.10)$$

ตัวอย่าง ต้องการหาขนาดของคาปาซิเตอร์ที่ต้องใช้เพื่อปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์
สำหรับขนาด 500 กิโลวัตต์ จาก 0.76 ไปเป็น 0.93

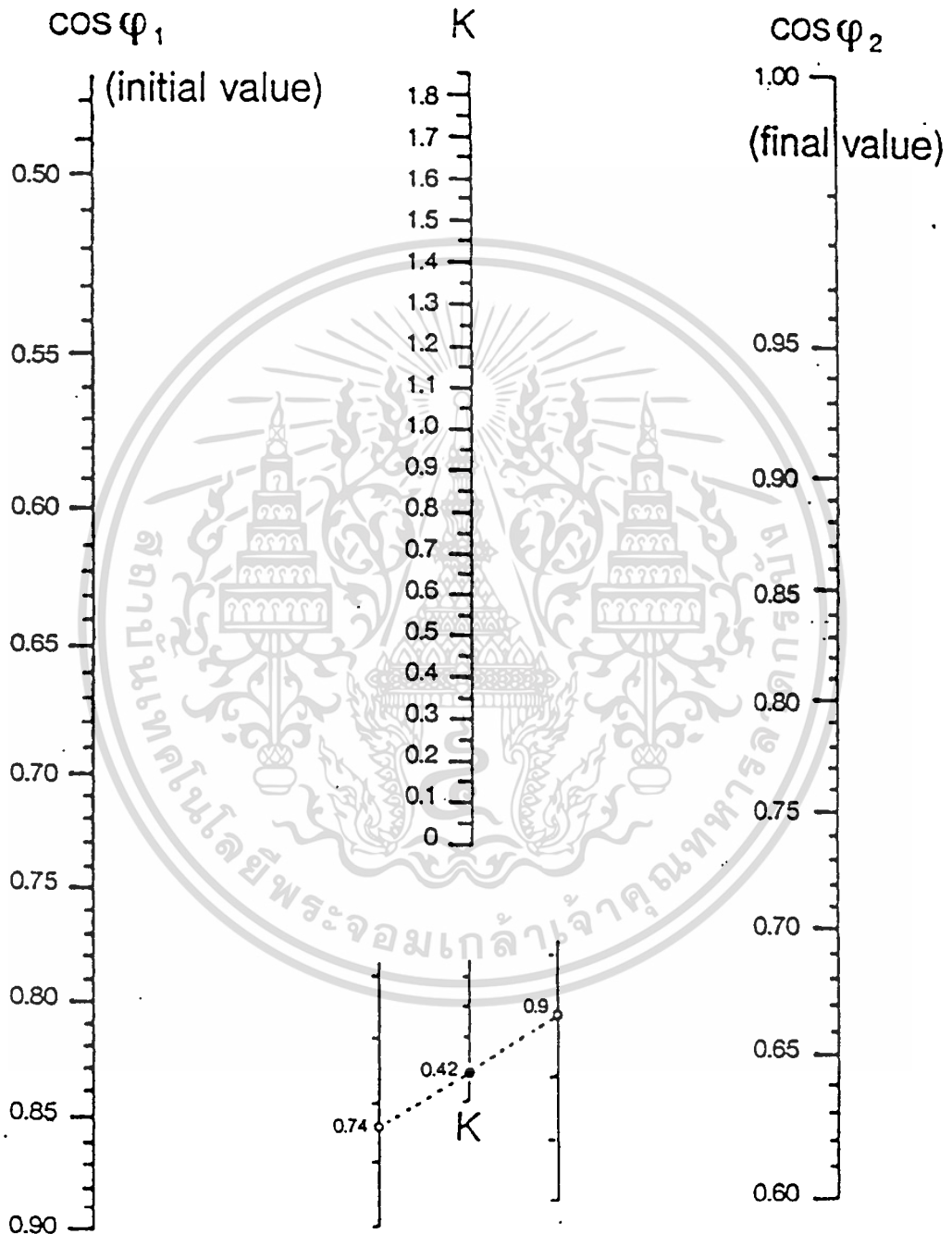
จากตาราง คูที่คอตัมน์ซ้ายสุดตรงแถวที่มีตัวเลข 0.76 แล้วมองเลขมาทางขวามือจนถึง
คอตัมน์ที่มีตัวเลข 0.93 กำกับไว้ จะได้ตัวเลข 0.46

ดังนั้นคาปาซิเตอร์จะต้องมีขนาด $500 * 0.46 = 230$ กิโลวัตต์

ตัวประกอบกำลัง	ตัวประกอบกำลังที่ลดลง																				
	0.70	0.81	0.82	0.83	0.84	0.85	0.86	0.87	0.88	0.89	0.90	0.91	0.92	0.93	0.94	0.95	0.96	0.97	0.98	0.99	1.0
0.50	0.962	1.006	1.034	1.060	1.066	1.112	1.135	1.165	1.182	1.220	1.246	1.271	1.303	1.332	1.369	1.403	1.440	1.481	1.525	1.589	1.732
0.51	0.937	0.942	0.985	1.015	1.044	1.064	1.094	1.120	1.144	1.175	1.205	1.231	1.261	1.292	1.324	1.358	1.395	1.436	1.484	1.544	1.687
0.52	0.892	0.915	0.945	0.971	0.997	1.023	1.050	1.076	1.102	1.131	1.159	1.187	1.217	1.248	1.280	1.314	1.351	1.392	1.440	1.500	1.643
0.53	0.850	0.876	0.902	0.928	0.954	0.980	1.007	1.032	1.058	1.084	1.110	1.144	1.174	1.205	1.237	1.271	1.308	1.345	1.391	1.457	1.600
0.54	0.809	0.835	0.861	0.887	0.913	0.939	0.966	0.992	1.019	1.047	1.075	1.103	1.132	1.164	1.196	1.230	1.267	1.308	1.356	1.416	1.559
0.55	0.766	0.793	0.821	0.847	0.873	0.899	0.926	0.952	0.978	1.007	1.035	1.063	1.093	1.124	1.156	1.190	1.227	1.268	1.316	1.376	1.519
0.56	0.730	0.758	0.786	0.814	0.842	0.869	0.897	0.925	0.953	0.982	1.010	1.038	1.067	1.097	1.128	1.160	1.194	1.232	1.274	1.333	1.476
0.57	0.692	0.720	0.748	0.776	0.804	0.832	0.860	0.888	0.916	0.944	0.972	1.000	1.028	1.057	1.086	1.116	1.148	1.184	1.224	1.283	1.426
0.58	0.655	0.683	0.711	0.739	0.767	0.795	0.823	0.851	0.879	0.907	0.935	0.963	0.991	1.019	1.048	1.078	1.110	1.146	1.186	1.245	1.400
0.59	0.619	0.647	0.675	0.703	0.731	0.759	0.787	0.815	0.843	0.871	0.899	0.927	0.955	0.983	1.011	1.040	1.072	1.108	1.148	1.207	1.362
0.60	0.583	0.611	0.639	0.667	0.695	0.723	0.751	0.779	0.807	0.835	0.863	0.891	0.919	0.947	0.975	1.004	1.036	1.072	1.112	1.171	1.326
0.61	0.549	0.577	0.605	0.633	0.661	0.689	0.717	0.745	0.773	0.801	0.829	0.857	0.885	0.913	0.941	0.970	1.000	1.040	1.080	1.139	1.294
0.62	0.516	0.544	0.572	0.600	0.628	0.656	0.684	0.712	0.740	0.768	0.796	0.824	0.852	0.880	0.908	0.936	0.964	1.004	1.044	1.103	1.258
0.63	0.483	0.511	0.539	0.567	0.595	0.623	0.651	0.679	0.707	0.735	0.763	0.791	0.819	0.847	0.875	0.903	0.931	0.970	1.010	1.069	1.224
0.64	0.451	0.479	0.507	0.535	0.563	0.591	0.619	0.647	0.675	0.703	0.731	0.759	0.787	0.815	0.843	0.871	0.909	0.948	1.007	1.066	1.221
0.65	0.419	0.447	0.475	0.503	0.531	0.559	0.587	0.615	0.643	0.671	0.699	0.727	0.755	0.783	0.811	0.839	0.877	0.916	0.975	1.034	1.189
0.66	0.388	0.416	0.444	0.472	0.500	0.528	0.556	0.584	0.612	0.640	0.668	0.696	0.724	0.752	0.780	0.808	0.846	0.884	0.943	0.992	1.147
0.67	0.358	0.386	0.414	0.442	0.470	0.498	0.526	0.554	0.582	0.610	0.638	0.666	0.694	0.722	0.750	0.778	0.816	0.854	0.913	0.962	1.105
0.68	0.327	0.355	0.383	0.411	0.439	0.467	0.495	0.523	0.551	0.579	0.607	0.635	0.663	0.691	0.719	0.747	0.785	0.823	0.882	0.931	1.074
0.69	0.299	0.327	0.355	0.383	0.411	0.439	0.467	0.495	0.523	0.551	0.579	0.607	0.635	0.663	0.691	0.719	0.757	0.795	0.854	0.903	1.046
0.70	0.270	0.298	0.326	0.354	0.382	0.410	0.438	0.466	0.494	0.522	0.550	0.578	0.606	0.634	0.662	0.690	0.728	0.766	0.825	0.874	1.017
0.71	0.242	0.270	0.298	0.326	0.354	0.382	0.410	0.438	0.466	0.494	0.522	0.550	0.578	0.606	0.634	0.662	0.700	0.738	0.797	0.846	0.989
0.72	0.214	0.242	0.270	0.298	0.326	0.354	0.382	0.410	0.438	0.466	0.494	0.522	0.550	0.578	0.606	0.634	0.672	0.710	0.769	0.818	0.961
0.73	0.186	0.214	0.242	0.270	0.298	0.326	0.354	0.382	0.410	0.438	0.466	0.494	0.522	0.550	0.578	0.606	0.644	0.682	0.741	0.790	0.933
0.74	0.159	0.187	0.215	0.243	0.271	0.299	0.327	0.355	0.383	0.411	0.439	0.467	0.495	0.523	0.551	0.579	0.617	0.655	0.704	0.763	0.906
0.75	0.132	0.160	0.188	0.216	0.244	0.272	0.300	0.328	0.356	0.384	0.412	0.440	0.468	0.496	0.524	0.552	0.590	0.628	0.677	0.736	0.879
0.76	0.105	0.133	0.161	0.189	0.217	0.245	0.273	0.301	0.329	0.357	0.385	0.413	0.441	0.469	0.497	0.525	0.563	0.601	0.650	0.709	0.852
0.77	0.079	0.107	0.135	0.163	0.191	0.219	0.247	0.275	0.303	0.331	0.359	0.387	0.415	0.443	0.471	0.509	0.547	0.585	0.634	0.693	0.836
0.78	0.052	0.080	0.108	0.136	0.164	0.192	0.220	0.248	0.276	0.304	0.332	0.360	0.388	0.416	0.444	0.482	0.520	0.558	0.596	0.655	0.800
0.79	0.026	0.054	0.082	0.110	0.138	0.166	0.194	0.222	0.250	0.278	0.306	0.334	0.362	0.390	0.418	0.456	0.494	0.532	0.570	0.629	0.774
0.80	0.000	0.028	0.056	0.084	0.112	0.140	0.168	0.196	0.224	0.252	0.280	0.308	0.336	0.364	0.392	0.430	0.468	0.496	0.544	0.603	0.750
0.81	0.000	0.026	0.052	0.078	0.104	0.130	0.156	0.182	0.208	0.234	0.260	0.286	0.312	0.338	0.364	0.390	0.432	0.472	0.521	0.581	0.724
0.82	0.000	0.026	0.052	0.078	0.104	0.130	0.156	0.182	0.208	0.234	0.260	0.286	0.312	0.338	0.364	0.390	0.432	0.472	0.521	0.581	0.724
0.83	0.000	0.026	0.052	0.078	0.104	0.130	0.156	0.182	0.208	0.234	0.260	0.286	0.312	0.338	0.364	0.390	0.432	0.472	0.521	0.581	0.724
0.84	0.000	0.026	0.052	0.078	0.104	0.130	0.156	0.182	0.208	0.234	0.260	0.286	0.312	0.338	0.364	0.390	0.432	0.472	0.521	0.581	0.724
0.85	0.000	0.027	0.053	0.080	0.108	0.136	0.164	0.192	0.220	0.248	0.276	0.304	0.332	0.360	0.388	0.416	0.454	0.492	0.541	0.600	0.743
0.86	0.000	0.026	0.053	0.081	0.109	0.137	0.165	0.193	0.221	0.249	0.277	0.305	0.333	0.361	0.389	0.417	0.455	0.493	0.542	0.601	0.744
0.87	0.000	0.027	0.055	0.083	0.111	0.139	0.167	0.195	0.223	0.251	0.279	0.307	0.335	0.363	0.391	0.429	0.467	0.505	0.554	0.613	0.756
0.88	0.000	0.028	0.056	0.084	0.112	0.140	0.168	0.196	0.224	0.252	0.280	0.308	0.336	0.364	0.392	0.430	0.468	0.506	0.555	0.614	0.757
0.89	0.000	0.028	0.056	0.084	0.112	0.140	0.168	0.196	0.224	0.252	0.280	0.308	0.336	0.364	0.392	0.430	0.468	0.506	0.555	0.614	0.757
0.90	0.000	0.029	0.058	0.086	0.114	0.142	0.170	0.198	0.226	0.254	0.282	0.310	0.338	0.366	0.394	0.432	0.470	0.508	0.557	0.616	0.759
0.91	0.000	0.030	0.061	0.093	0.125	0.157	0.189	0.221	0.253	0.285	0.317	0.349	0.381	0.413	0.445	0.487	0.529	0.571	0.620	0.679	0.822
0.92	0.000	0.031	0.062	0.093	0.124	0.155	0.186	0.217	0.248	0.279	0.310	0.341	0.372	0.403	0.434	0.475	0.516	0.557	0.606	0.665	0.808
0.93	0.000	0.032	0.064	0.103	0.144	0.185	0.226	0.267	0.308	0.349	0.390	0.431	0.472	0.513	0.554	0.595	0.636	0.677	0.726	0.785	0.928
0.94	0.000	0.034	0.071	0.112	0.160	0.208	0.256	0.304	0.352	0.400	0.448	0.496	0.544	0.592	0.640	0.688	0.736	0.784	0.832	0.891	1.034
0.95	0.000	0.037	0.079	0.126	0.186	0.246	0.306	0.366	0.426	0.486	0.546	0.606	0.666	0.726	0.786	0.846	0.906	0.966	1.026	1.086	1.229
0.96	0.000	0.041	0.089	0.149	0.219	0.289	0.359	0.429	0.499	0.569	0.639	0.709	0.779	0.849	0.919	0.989	1.059	1.129	1.199	1.259	1.402
0.97	0.000	0.048	0.108	0.168	0.228	0.288	0.348	0.408	0.468	0.528	0.588	0.648	0.708	0.768	0.828	0.888	0.948	1.008	1.068	1.128	1.271
0.98	0.000	0.060	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203	0.203
0.99	0.000	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143	0.143

ตารางที่ 3.1 ตัวคูณสำหรับใช้หาขนาดกำลังไฟฟ้าเสมือนของตัวคาปาซิเตอร์เพื่อใช้ปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.4 โนโมแกรมสำหรับใช้หาขนาดของตัวคาปาซิเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตัวอย่าง ต้องการหาขนาดของคาปาซิเตอร์ที่ต้องใช้เพื่อปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ สำหรับโหลดขนาด 200 กิโลวัตต์ จาก 0.74 ไปเป็น 0.90 จากโนโมแกรมข้างบน ลากเส้นตรงระหว่าง $\text{COS } \theta_1$ เท่ากับ 0.74 และ θ_2 เท่ากับ 0.90 ซึ่งจะตัดกับสเกล k ที่ค่า 0.42 ดังนั้นตัวคาปาซิเตอร์จะต้องมีขนาด $200 * 0.42 = 84$ กิโลวาร

3.4 ประโยชน์ของการปรับปรุง เพาเวอร์แฟกเตอร์

เมื่อทำการปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้มีค่าสูงขึ้นแล้วจะได้ประโยชน์ดังต่อไปนี้

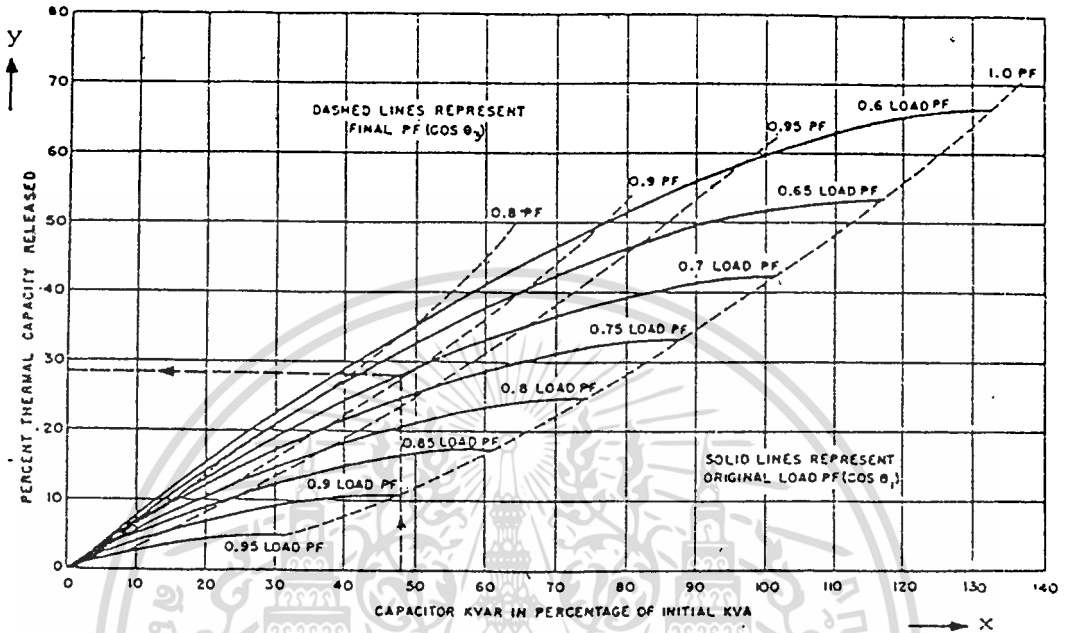
1. ระบบไฟฟ้าสามารถรับโหลดได้เพิ่มขึ้น (Release for System Capacity)
2. ระดับแรงดันดีขึ้น (Voltage Improvement)
3. กำลังสูญเสียของระบบลดลง (Power System loss)
4. ลดค่าไฟฟ้า (Lower - purchased power costs)

3.4.1 ระบบไฟฟ้าสามารถรับโหลดได้มากขึ้น (Release of System Copacity)

เมื่อปรับปรุงให้ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์มีค่าสูงขึ้น กระแสที่ไหลอยู่ในระบบระหว่างแหล่งจ่ายไฟกับจุดที่มีการปรับปรุงจะมีค่าลดลง ทำให้สามารถเพิ่มโหลดเข้าไปในระบบได้โดยไม่ทำให้ระบบรับโหลดเกินพิกัดอุปกรณ์ต่าง ๆ เช่น หม้อแปลงไฟฟ้า สายเคเบิล และเครื่องกำเนิดไฟฟ้าจะถูกกำหนดขนาดพิกัดไว้ด้วยค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA) แต่ตามปกติแล้วเครื่องจักรต้นกำลัง (prime mover) ใช้หมุนเครื่องกำเนิดไฟฟ้าจะต้องมีขนาดพิกัดของกำลังไฟฟ้าจริง (kW) เท่ากับหรือมากกว่ากำลังไฟฟ้าปรากฏของเครื่องกำเนิดไฟฟ้าจึงจะสามารถทำงานอยู่ได้ ดังนั้นในการทำให้ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ของระบบสูงขึ้นจะทำให้เครื่องจักรต้นกำลังใช้กำลังไฟฟ้าน้อยลง หรือสามารถรับโหลดได้มากขึ้น ในการที่จะหาว่าระบบไฟฟ้าจะสามารถรับโหลดเพิ่มขึ้นได้มากน้อยเท่าใดจะหาได้จากรูปที่ 3.5 ซึ่งสร้างมาจากสมการ

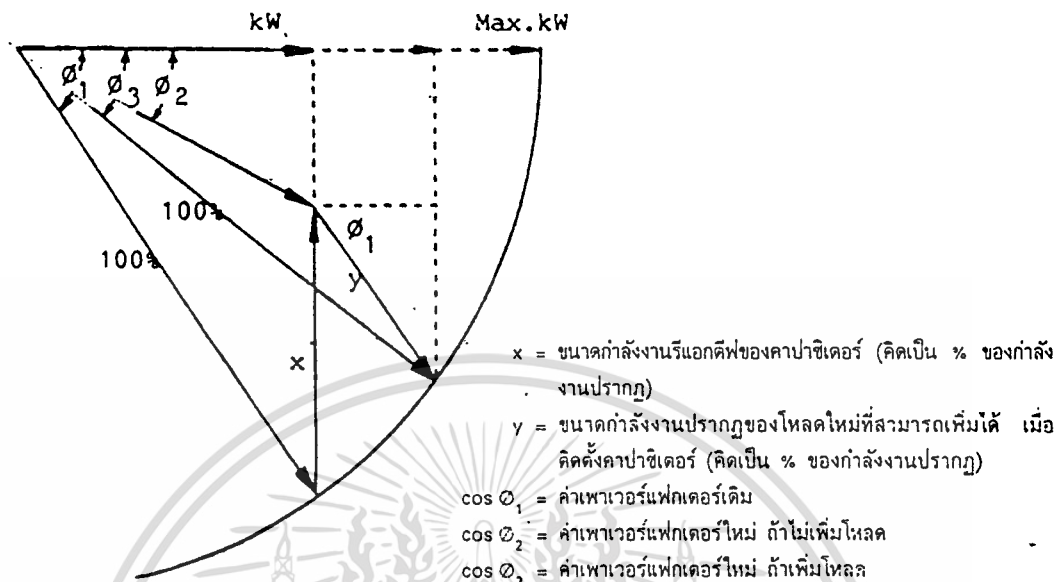
$$y^2 + (200 - 2x \text{ SIN } \theta_1)y + (x^2 - 200x\text{SIN}\theta_1) = 0 \quad (3.11)$$

$$\text{COS}\theta_3 = (1 + y / 100) \text{COS } \theta_1 \quad (3.12)$$



รูปที่ 3.5 เส้นโค้งสำหรับหาว่าระบบไฟฟ้าจะสามารถรับโหลดเพิ่มขึ้นได้มากน้อยเพียงใด

ตัวอย่าง ระบบไฟฟ้าของโรงงานแห่งหนึ่งจ่ายโหลดขนาด 100 kVA ที่ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ 70 % เมื่อทำการติดตั้งคาปาซิเตอร์ขนาด 480 kVAR เข้าไปทำให้ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ของระบบเปลี่ยนไปเป็น 95 % ในขณะเดียวกันจากรูปที่ 3.5 แสดงให้เห็นว่าระบบไฟฟ้าโรงงานนี้สามารถรับโหลดที่มีค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ 70 % เพิ่มได้อีกถึง 28.5 % โดยไม่ทำให้กำลังไฟฟ้าปรากฏของระบบมีค่าเกิน 1000 kVA และค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์รวมของโหลดเดิมและโหลดที่เพิ่มเข้าไปใหม่มีค่าเป็น 90%



รูปที่ 3.6 แสดงความสัมพันธ์ของขนาดคาปาซิเตอร์ และขนาดของโหลดที่เพิ่มขึ้น โดยไม่ทำให้ระบบไฟฟ้ารับโหลดเกินพิกัด

ตัวอย่าง ถ้ากำลังไฟฟ้าจริง (kW) ของโหลดเท่าเดิม กำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA) จะมีค่าลดลงเมื่อ P.F. เพิ่มขึ้นดังตารางที่ 3.2

เพาเวอร์แฟกเตอร์ (%)	60%	70%	80%	90%	100%
กำลังไฟฟ้าจริง (kW)	600	600	600	600	600
กำลังไฟฟ้าเสมือน (kVAR)	800	612	450	291	0
กำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA)	1000	857	750	667	600

ตารางที่ 3.2 แสดงค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏเมื่อกำลังไฟฟ้าจริงคงที่ ณ ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่างๆ

ตัวอย่าง ถ้ากำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA) ของระบบคงที่ ระบบจะสามารถจ่ายกำลังไฟฟ้าจริง (kW) เพิ่มขึ้น ดังตารางที่ 3.3

เพาเวอร์แฟกเตอร์ (%)	60%	70%	80%	90%	100%
กำลังไฟฟ้าจริง (kW)	360	420	480	540	600
กำลังไฟฟ้าเสมือน(kVAR)	480	428	360	262	0
กำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA)	600	600	600	600	600

ตารางที่ 3.3 แสดงค่ากำลังไฟฟ้าจริงเมื่อกำลังไฟฟ้าปรากฏคงที่ ณ ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่างๆ

3.4.2 ระดับแรงดันคี่ขึ้น

- แรงดันตกในสายไฟฟ้า

แรงดันตกระหว่างสาย (Line to line voltage drop) หาได้จาก

$$\Delta V = \sqrt{3} I (R \cos \phi + X \sin \phi) \quad (3.13)$$

โดยที่

I = กระแสสาย (แอมแปร์)

R = ความต้านทานทางเดียว (โอห์ม)

X = รีแอกแตนซ์ทางเดียว (โอห์ม)

ϕ = มุมของเพาเวอร์แฟกเตอร์

เมื่อปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้สูงขึ้น I จะลดลง ϕ มีค่าเล็กลง ทำให้ ΔV มีค่าลดลงด้วย

ตัวอย่าง มอเตอร์เหนี่ยวนำชนิด 3 เฟส ขนาด 37 kW 380 V มีกระแสเต็มพิกัด 75 A เพาเวอร์แฟกเตอร์ 82 % อยู่ห่างจากแหล่งจ่ายไฟ 150 เมตร ใช้สายไฟฟ้าขนาด 50 mm.² ถ้าปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้เป็น 95 % จงหาแรงดันตกก่อนและหลังปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์ กำหนด $R = 0.424$ โอห์ม / กิโลเมตร และ $X = 0.284$ โอห์ม / กิโลเมตร

ก่อนปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์

$$\cos \phi_1 = 0.82, \sin \phi_1 = 0.572$$

$$\begin{aligned} \Delta V &= \sqrt{3} * 75 * \left(\frac{0.424 * 150 * 0.52}{1000} + \frac{0.284 * 150 * 0.572}{1000} \right) \\ &= 9.72 \text{ V} \end{aligned}$$

หลังปรับปรุง เพาเวอร์แฟกเตอร์

$$I = \frac{75 * 0.82}{0.95} = 64.7 \text{ A}$$

$$\cos \phi_2 = 0.95, \sin \phi_2 = 0.312$$

$$\begin{aligned} \Delta V &= \sqrt{3} * 64.7 * \left(\frac{0.424 * 150 * 0.95}{1000} + \frac{0.284 * 150 * 0.312}{1000} \right) \\ &= 8.16 \end{aligned}$$

-แรงดันตกในหม้อแปลง

เมื่อปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้สูงขึ้นแรงดันที่ขั้วทาง Secondary ของหม้อแปลงจะเพิ่มขึ้น

$$\begin{aligned}
 \% \Delta V \quad (\text{เพิ่มขึ้น}) &= \frac{\text{Capacitor kVAr} * \% \text{Transformer Impedance}}{\text{Transformer kVA}} \\
 &= \frac{\text{kVAr} * U_T}{\text{kVA}} \quad (3.14) \\
 &= \frac{200 * 6}{1000} \\
 &= 1.2 \%
 \end{aligned}$$

3.4.3 กำลังสูญเสียของระบบลดลง

กำลังสูญเสียในตัวนำไฟฟ้าของระบบ เป็นสัดส่วนกำลังสองของกระแส เมื่อปรับปรุงเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้สูงขึ้น ทำให้กระแสลดลง ดังนั้นกำลังสูญเสียจึงเป็นสัดส่วนกลับกับเพาเวอร์แฟกเตอร์ กำลังสอง

$$\begin{aligned}
 \% \text{Power loss} &= 100 \frac{(\text{Initial P.F.})^2}{\text{Final P.F.}} \\
 \% \text{Loss Reduction} &= 100 \left[1 - \frac{(\text{P.F.}_1)^2}{\text{P.F.}_2} \right] \quad (3.15)
 \end{aligned}$$

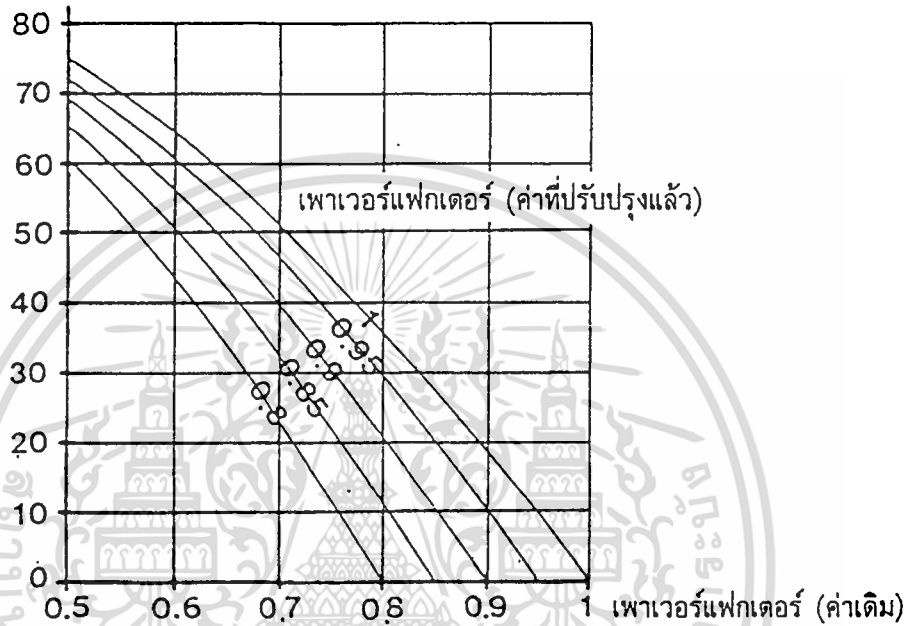
$$\text{Loss Reduction} = \frac{\text{Loss at P.F.}_1 \left[1 - (\text{P.F.}_1)^2 \right]}{\text{P.F.}_2} \quad (3.16)$$

P.F.₁ = เพาเวอร์แฟกเตอร์ ก่อนปรับปรุง

P.F.₂ = เพาเวอร์แฟกเตอร์ หลังปรับปรุง

สูตรที่ (3.16) อาจแสดงด้วยรูปกราฟ ดังรูปที่ 3.7

การลดลงของกำลังงานสูญเสีย (%)



รูปที่ 3.7 แสดงการลดลงของกำลังงานสูญเสียในสายเคเบิลเมื่อปรับปรุงค่าเฟสแวลอร์แฟกเตอร์ให้มีค่าสูงขึ้น

- กำลังสูญเสียในสายไฟฟ้า

กำลังสูญเสียในสายไฟฟ้า สามารถหาได้

ระบบไฟฟ้า 1 เฟส

$$\text{กำลังสูญเสีย} = 2I^2R \tag{3.17}$$

ระบบไฟฟ้า 3 เฟส

$$\text{กำลังสูญเสีย} = 3I^2R \tag{3.18}$$

โดยที่ I = กระแสที่ไหล (แอมแปร์)

R = ความต้านทานทางเดียวของสายไฟฟ้า (โอห์ม)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

-กำลังสูญเสียในหม้อแปลง

กำลังสูญเสียในหม้อแปลง ประกอบด้วย

- กำลังสูญเสียไม่มีโหลด (No load loss) หมายถึง กำลังไฟฟ้าที่สูญเสียขณะที่หม้อแปลงยังไม่จ่ายโหลด กำลังสูญญนี้เกิดในแกนเหล็ก เดิมเรียกว่า Iron loss ซึ่งประกอบด้วย Hysteresis และ Eddy-Current loss

- กำลังสูญเสียเนื่องจากโหลด (Load loss) หมายถึง กำลังไฟฟ้าที่สูญเสียเนื่องจากกระแสไหลผ่านขดลวดของหม้อแปลงกำลังสูญญนี้ เดิมเรียกว่า Copper loss กำลังสูญญจะแปรตามกระแสกำลังสอง

เมื่อปรับปรุง เพาเวอร์แฟกเตอร์ ให้สูงขึ้นแล้ว กระแสที่ไหลผ่านหม้อแปลง จะลดลง ทำให้ Load loss ลดลงตามไปด้วย

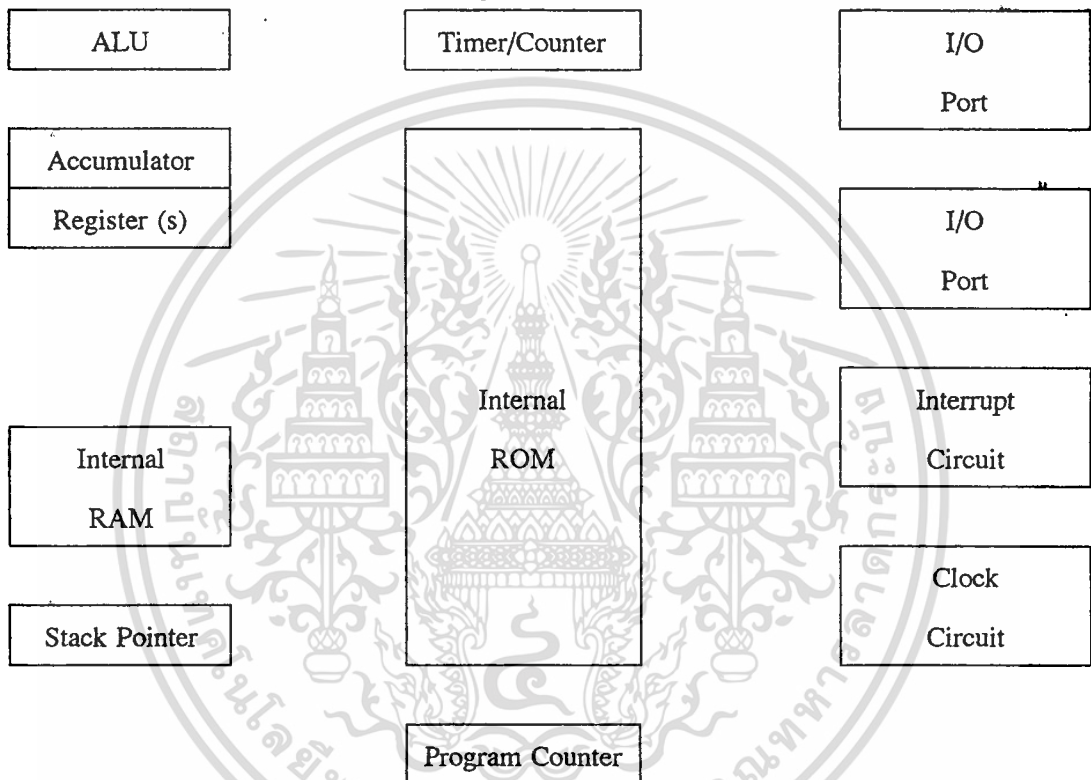
3.4. ลดค่าไฟฟ้า

ในปัจจุบันการไฟฟ้านครหลวงและการไฟฟ้าส่วนภูมิภาคได้ปรับค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ใหม่ คือ ถ้าผู้ใช้ไฟฟ้ามีเพาเวอร์แฟกเตอร์ต่ำกว่า 0.85 โดยที่ในรอบเดือน ถ้าผู้ใช้ไฟฟ้ามีความต้องการพลังไฟฟ้าเสมือนเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวาร์ เกินกว่า 63% ของความต้องการพลังไฟฟ้าเสมือนเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์แล้วเฉพาะส่วนที่เกินต้องเสียค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ในอัตรา กิโลวาร์ละ 15 บาท สำหรับการเรียกเก็บเงินค่าไฟฟ้าในรอบเดือนนั้น เศษของกิโลวาร์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวาร์ตัดทิ้งตั้งแต่ 0.5 กิโลวาร์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวาร์

บทที่ 4

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ ก็คือไมโครโปรเซสเซอร์ที่รวมเอาส่วนของหน่วยความจำไอโอพอร์ต Timer\Counter มาบรรจุไว้ในชิปเดียวมีชื่อเรียกว่า ซิงเกิลชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ (Single Chip Microcontrollers) ซึ่งมีบล็อกไดอะแกรมดังรูปที่ 4.1



รูปที่ 4.1 บล็อกไดอะแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์

จะเห็นว่า ไมโครคอนโทรลเลอร์จะประกอบไปด้วย

- ALU
- แอคคิวมูเลเตอร์ (ACC)
- รีจิสเตอร์
- แรมภายใน (Internal RAM)
- สแตกพอยเตอร์ (SP)
- อินเทอนอรรอม (Internal ROM)
- โปรแกรมเคาน์เตอร์ (PC)
- ไอโอพอร์ต (IO Port)
- วงจรอินเตอร์รัปต์ (Interrupt Circuit)

- วงจรคล็อก (Clock Circuit)
- ไทม์เมอร์เคาน์เตอร์ (Timer\Counter)

ข้อเปรียบเทียบระหว่าง Z-80 และ 8051

Z-80 เป็นไมโครโปรเซสเซอร์ขนาด 8 บิต ซึ่งผลิตโดยบริษัทไซลอก ส่วน 8051 เป็นซิงเกิลชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ ที่ผลิตโดยบริษัทอินเทลมีข้อแตกต่างดังนี้

	Z80	8051
pin Configurations		
Total pins	40	40
Address pins	16 (fixed)	16
Data pins	8 (fixed)	8
Interrupt pins	2 (fixed)	2
I/O pins	0	32
Architecture		
8-bit Registers	20	34
16-bit Registers	4	2
Stack size	64K	128
Internal ROM	0	4K bytes
Internal RAM	0	128 bytes
External Memory	64K	128K bytes
Flags	6	4
Timers	0	2
Parallel port	0	4
Serial Port	0	1
Instruction Sets		
(types/Variations)		
External moves	4/14	2/6
Block moves	2/4	0
Bit mainpulate	4/4	12/12
Jump on bit	0	3/3
Stack	3/15	2/2
Singie byte	203	49
Muiti-byte	490	62

ตารางที่ 4.1 แสดงความแตกต่างระหว่าง Z80 และ 8051

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.1 คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

คุณสมบัติที่สำคัญ ๆ ของชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีดังนี้

- ต้องการแหล่งจ่ายไฟ 5 โวลต์ เพียงชุดเดียว
- มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมควบคุมการทำงานอยู่ภายในชิปจำนวน 4 กิโลไบต์ (เบอร์ 8031, 8032 ไม่มีหน่วยความจำส่วนนี้ ส่วนเบอร์ 8052 มีหน่วยความจำส่วนนี้ 8 กิโลไบต์ และสำหรับเบอร์ 83C51FB จะมีหน่วยความจำส่วนนี้รวมทั้งสิ้น 16 กิโลไบต์
- มีหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั้งไป (RAM) อยู่ภายในชิปจำนวน 126 ไบต์ (ใน 8031, 8051) หรือ 256 ไบต์ (ในเบอร์ 8032, 8052)
- สามารถใช้หน่วยความจำสำหรับโปรแกรมและข้อมูลที่อยู่ภายในชิปได้อย่างละ 64 กิโลไบต์ แยกจากกัน
- คำสั่งส่วนใหญ่ใช้เวลาทำงานเพียง 1 ไมโครวินาที เมื่อใช้คริสตอลความถี่ 12 เมกะเฮิร์ตซ์
- มีพอร์ตที่สามารถรับหรือส่งข้อมูลได้ทั้ง 2 ทิศทาง จำนวน 4 พอร์ตๆละ 8 บิต หรือสามารถใช้งานเป็นพอร์ตขนาด 1 บิตแยกจากกัน ทำให้เสมือนมีพอร์ตขนาด 1 บิต ใช้งานรวมทั้งสิ้น 32 พอร์ต
- รับและส่งข้อมูลแบบอนุกรมได้ในตัว โดยสามารถกำหนดอัตราเร็วในการรับและส่งข้อมูล (baud rate) ได้ตั้งแต่ 300 ถึง 375 กิโลไบต์ต่อวินาที
- จัดลำดับความสำคัญของสัญญาณอินเทอร์รัพต์ได้ 2 ระดับ
- มีรีจิสเตอร์สำหรับใช้งานเป็นไทม์เมอร์หรือเคาน์เตอร์ เพื่อนับจำนวนสัญญาณนาฬิกาภายในชิป หรือนับการเปลี่ยนสถานะของสัญญาณภายนอกขนาด 16 บิต จำนวน 2 ตัว เพื่อใช้สำหรับนับจำนวนพัลส์ วัดความกว้างของพัลส์หรือใช้วัดช่วงเวลา (ในเบอร์ 8052 จะมี 3 ตัว)
- หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายใน บางส่วนสามารถเข้าถึงข้อมูลได้ทั้งระดับไบต์ และระดับบิตเพื่อให้การออกแบบโปรแกรมและการควบคุมระบบทำได้ง่ายขึ้น
- มีคำสั่งคูณและหารเลขขนาด 8 บิต ในตัวเอง
- สามารถประมวลผลแบบบูลีนเพื่อใช้ในงานควบคุมโดยเฉพาะ
- ใช้โปรแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-48 (upwardly compatible)

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เบอร์ที่จัดว่าเป็นเบอร์พื้นฐานในตระกูลนี้คือ เบอร์

8051, 8751 และ 8031 ซึ่งมีจำนวนขาภายนอก 40 ขาเท่ากัน ใช้เวลาและสัญญาณในการปฏิบัติคำสั่งแต่ละคำสั่งเท่ากัน (มีไทม์มิงไดอะแกรมเหมือนกัน) ใช้แรงดันไฟฟ้าเท่ากัน สิ่งที่แตกต่างกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ระหว่างเบอร์ทั้งสามคือ ขนาดของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป (on chip program memory) ซึ่งมีไว้เพื่อตอบสนองความต้องการที่ไม่เหมือนกัน ดังจะกล่าวต่อไปดังนี้

- เบอร์ 8751 มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเป็น EPROM (Erasable Programable Read Only Memory) ขนาด 4 กิโลไบต์ ทำให้สามารถใช้รังสีอัลตราไวโอเลตในการลบโปรแกรมเก่าที่มีอยู่ และบรรจุโปรแกรมใหม่ลงไปได้ทันที ทั้งนี้เพื่อความสะดวกในการแก้ไขหรือปรับปรุงโปรแกรมไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีไว้ใช้ในงานที่เป็นการพัฒนาเบื้องต้น (prototyping) ซึ่งจำเป็นต้องทดสอบโปรแกรมเพื่อหาข้อผิดพลาด (bugs) และแก้ไขให้เรียบร้อยก่อนทำการผลิตจริง การแก้ไขโดยการใช้อัลตราไวโอเลตและการบรรจุโปรแกรมที่แก้ไขใหม่สามารถทำได้ในจำนวนครั้งที่จำกัด ทั้งนี้เพราะหน่วยความจำที่เป็น EPROM เมื่อใช้ไปนาน ๆ จะเกิดการเสื่อมสภาพทำให้ไม่สามารถบรรจุโปรแกรมเข้าไปได้

- เบอร์ 8051 หลังจากทดสอบโปรแกรมค้นไม่พบข้อผิดพลาดแล้ว จะเป็นช่วงของการผลิตจริง ซึ่งต้องพิจารณาถึงต้นทุนเป็นอันดับแรก ในการผลิตจริงจะใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ 8051 ซึ่งมีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในเป็น ROM (Read Only Memory) ขนาด 4 กิโลไบต์แทน เพราะราคาต่ำกว่ามาก แต่มีข้อจำกัดตรงที่ไม่สามารถแก้ไขโปรแกรมที่ได้บรรจุไปแล้วไม่ว่าจะด้วยวิธีใดก็ตาม

- เบอร์ 8031 เบอร์นี้ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป แต่สามารถใช้หน่วยความจำเพื่อเก็บโปรแกรมที่อยู่ภายนอกได้มากกว่า 64 กิโลไบต์ ซึ่งอาจใช้เป็น ROM, PROM, EPROM ตามความต้องการของผู้ผลิตเบอร์ 8031 นี้มีไว้ใช้ในกรณีที่โปรแกรมมีขนาดเล็กกว่า 4 กิโลไบต์ หรือมากกว่า 4 กิโลไบต์มาก

(เบอร์ 8751 และ 8051 จะใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำภายนอกได้เองเมื่อโปรแกรมมีความยาวเกิน 4 กิโลไบต์ หรืออาจบังคับให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ทั้งสองเบอร์ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำภายนอกเพียงอย่างเดียวด้วยการต่อขา 31 (EA) ลงกราวด์ทำให้มีคุณสมบัติเหมือนเบอร์ 8031 ที่ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป)

4.2 โครงสร้างของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 มีสมาชิกในตระกูลหลายเบอร์ด้วยกัน แต่ละเบอร์มีคุณสมบัติพิเศษบางอย่างแตกต่างกัน เช่น มีหน่วยความจำภายในสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายในชิปเพิ่มขึ้น มีวงจรเปลี่ยนค่าสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัลในตัว สามารถรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ได้หลายชนิด ทำกระบวนการ DMA (Direct Memory Access) ได้ในตัว มีรีจิสเตอร์สำหรับใช้เป็น

ตารางที่ 4.2 แสดงความแตกต่างของสมาชิกไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS - 51

Device	ROMless Version	EPROM Version	ROM Bytes	RAM Bytes	8-Bit I/O Ports	16-Bit Timer/Counters	Serial Expansion Port (SERP)	Global Serial Channel (GSC)	DMA Channels	A/D Channels	Interrupt Sources/Vectors	Power Down and Idle Modes
8051	8031	-	4K	128	4	2					6/5	
8051AH	8031AH	8751H	4K	128	4	2					6/5	
8052AH	80C32AH	8752BH	8K	256	4	3					8/5	
80C51BH	80C51BH	87C51	4K	128	4	2					6/5	
83C51PA	80C51PA	87C51PA	8K	256	4	3					14/7	
83C51PB	80C51PA	78C51PB	16K	256	4	3					14/7	
83C51GA	80C51GA	87C51GA	4K	128	5	2				8	8/7	
83C152A	80C152A	-	8K	256	5	2			2		19/11	
-	80C152B	-	-	256	7	2			2		19/11	
83C152C	80C152C	-	8K	256	5	2			2		19/11	
-	80C152D	-	-	256	7	2			2		19/11	
83C451	80C451	-	4K	128	7	2					6/5	
83C452	80C452	87C452	8K	256	5	2					9/8	

ไมโครคอนโทรลเลอร์หรือเคาน์เตอร์เพิ่มขึ้น คุณสมบัติพิเศษที่แตกต่างกันของไมโครคอนโทรลเลอร์แต่ละเบอร์ในตระกูลนี้ดังแสดงในตารางที่ 4.2 ที่ผ่านมา

ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ที่นับได้ว่าเป็นเบอร์พื้นฐานสำหรับ MCS-51 นี้ได้แก่ เบอร์ 8051, 8031, 8751 โดยเบอร์ 8051 จัดเป็นสมาชิกตัวแรกในตระกูล ซึ่งมีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเป็น ROM ขนาด 4 กิโลไบต์ และหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 (RAM) เองจำนวน 128 ไบต์ มีพอร์ตขนาด 8 บิต 4 พอร์ต มีรีจิสเตอร์สำหรับใช้เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ขนาด 16 บิต รวม 2 ตัว รับสัญญาณอินเทอร์รัปต์จากภายนอกได้ 2 ชนิด สามารถรับและส่งข้อมูลแบบอนุกรมผ่านทางพอร์ตสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรม มีวงจรออสซิลเลเตอร์เพื่อสร้างสัญญาณนาฬิกาควบคุมการทำงานในตัวเองส่วนเบอร์ 8751 จะมีคุณสมบัติเหมือนเบอร์ 8051 ทุกอย่าง ต่างกันเพียงชนิดของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปของเบอร์ 8751 จะเป็น EPROM แทนที่จะเป็น ROM ส่วนเบอร์ 8031 จะเหมือนกับเบอร์ 8051 ต่างกันเพียงในเบอร์ 8031 ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเท่านั้น

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์ใช้แรงดันไฟเพียง 5 โวลต์ในการทำงาน ส่วนกระแสไฟฟ้าที่ใช้จะแตกต่างกันไปตามชนิดของเทคโนโลยีที่ใช้ในการผลิต เบอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูลนี้มีตัวอักษร C อยู่ตรงกลางเบอร์ เช่น 80C31, 80C51 จะเป็นเบอร์ของชิปที่ผลิตโดยอาศัยเทคโนโลยี CHMOS ซึ่งใช้พลังงานในการทำงานน้อยกว่าและสามารถควบคุมการใช้พลังงานของตัวชิปได้จากโปรแกรมเพื่อการประหยัดพลังงานในระบบ

4.3 โครงสร้างสถาปัตยกรรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

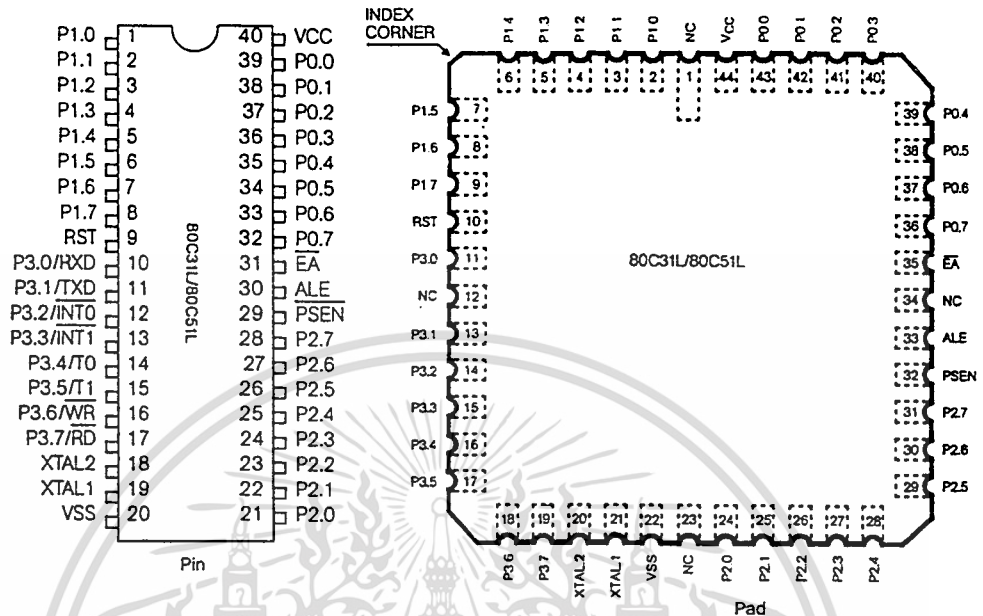
ลักษณะโครงสร้างของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบ่งเป็น 2 ลักษณะเช่นเดียวกับไมโครโปรเซสเซอร์โดยทั่วไป คือ

- 1) โครงสร้างภายนอก
- 2) โครงสร้างภายใน

4.3.1 โครงสร้างภายนอก

ตำแหน่งขาของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะมีตำแหน่งขาพื้นฐานที่เหมือนกัน ดังแสดงในรูปที่ 4.2



รูปที่ 4.2 การจัดวางขาของ 8051

หน้าที่การใช้งานแต่ละขาของชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีดังนี้

- ขา Vss (ขา 20) สำหรับต่อลงกราวด์
- ขา Vcc (ขา 40) สำหรับต่อแหล่งจ่ายแรงดันกระแสตรงขนาด 5 โวลต์ (DC.5 volt)
- ขาพอร์ต 0 (ขา 32-39) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 0 ขนาด 8 บิต (P0.0-P0.7)

แบบ Open Drain Bidirectional พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ โดยหากใช้งานเป็นอินพุตพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะถูกปล่อยลอย (มีสถานะ high impedance) นอกจากใช้งานเป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตแล้ว พอร์ต 0 ยังใช้ในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายนอกชิปด้วย โดยส่งค่าแอดเดรสไบต์ต่ำ (A0-A7) และมัลติเพลกซ์กับการรับส่งข้อมูล (D0 -D7) จากหน่วยความจำภายนอกในระหว่างการเขียนหรืออ่านข้อมูลโดยมีวงจรถูกดึง (pull-up) ภายใน

- ขาพอร์ต 1 (ขา 1-8) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 1 (P1.0-P1.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุตหรือเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้หากต้องการใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อให้มีสถานะ อิมพีแดนซ์สูง (high impedance) โดยมีวงจรถูกดึง (pull-up) ภายใน

- ขา P1.0, P1.1 ในเบอร์ 8052 จะใช้งานในหน้าที่อย่างอื่นนอกเหนือจากใช้เป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปด้วย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้拿去ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ขาพอร์ต 2 (ขา 21-28) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 2 (P2.0-P2.7) ขนาด 8 บิต แบบโอเพ่นเดรนไบไดเรกชันแนล (Open Drain Bidirectional) พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุตเพอร์ตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ โดยหากใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะอิมพีแดนซ์สูง นอกจากนี้จะใช้งานเป็นอินพุตเพอร์ตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปแล้ว พอร์ต 2 ยังใช้ในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายนอก ด้วยโดยใช้สำหรับส่งค่าแอดเดรสไบต์สูง (A8-A15) และมีวงจรพูลอัพภายใน

- ขา พอร์ต 3 (ขา 10-17) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 3 (P3.0-P3.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ หากต้องการใช้งานเป็นอินพุตพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อให้มีสถานะอิมพีแดนซ์สูง โดยใช้วงจรพูลอัพภายใน นอกจากนี้ยังใช้งานในหน้าที่พิเศษต่าง ๆ อีกหลายอย่างดังนี้

ขา P3.0 ใช้รับข้อมูลจากภายนอกแบบอนุกรม

ขา P3.1 ใช้รับข้อมูลออกไปภายนอกแบบอนุกรม

ขา P3.2 ใช้เป็นอินพุตเพื่อรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ชนิดที่ 0

ขา P3.3 ใช้เป็นอินพุตเพื่อรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ชนิดที่ 1

ขา P3.4 สัญญาณอินพุตให้เคาน์เตอร์ของไทม์เมอร์ 0

ขา P3.5 สัญญาณอินพุตให้เคาน์เตอร์ของไทม์เมอร์ 1

ขา P3.6 ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการเขียนข้อมูลไปยังหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล

ภายนอกชิป

ขา P3.7 ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการอ่านข้อมูลไปยังหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล

ภายนอกชิป

การใช้งานพอร์ต 3 ในหน้าที่พิเศษดังกล่าวนี้จะต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตที่ต้องการใช้ก่อนทุกครั้ง

- ขา RST (ขา 9) ใช้สำหรับการรีเซ็ตวงจรทุกอย่างภายในชิป เพื่อเริ่มต้นการทำงานใหม่ การรีเซ็ตใช้เมื่อเริ่มจ่ายพลังงานหรือเมื่อโปรแกรมเกิดทำงานผิดพลาด เมื่อต้องการรีเซ็ตชิป ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ขานี้ต้องมีสถานะ 1 เป็นเวลาอย่างน้อย 2 แมกซีนไซเกิลระหว่างที่ออสซิลเลเตอร์ยังทำงานอยู่ โดยต้องต่อตัวต้านทานค่า 8.2 กิโลโห์มเพื่อทำหน้าที่พูลดาวน์ (รักษาค่าแรงดันไฟฟ้าให้มีสถานะเป็นกราวด์) และเพื่อให้ตัวชิปรีเซ็ตเองเมื่อเริ่มจ่ายพลังงานให้ต่อตัวเก็บประจุขนาด 10 ไมโครฟารัดคร่อมระหว่าง ขา RST กับ Vcc ดังแสดงในรูปที่ 4.3

- ขา ALE/PROG (ขา 30) เป็นขาสำหรับใช้ส่งสัญญาณออกไปภายนอก เพื่อควบคุมการเลตซ์ค่าแอดเดรสไบต์ค่า (address latch enable) จากพอร์ต 0 ในระหว่างการติดต่อหน่วยความจำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

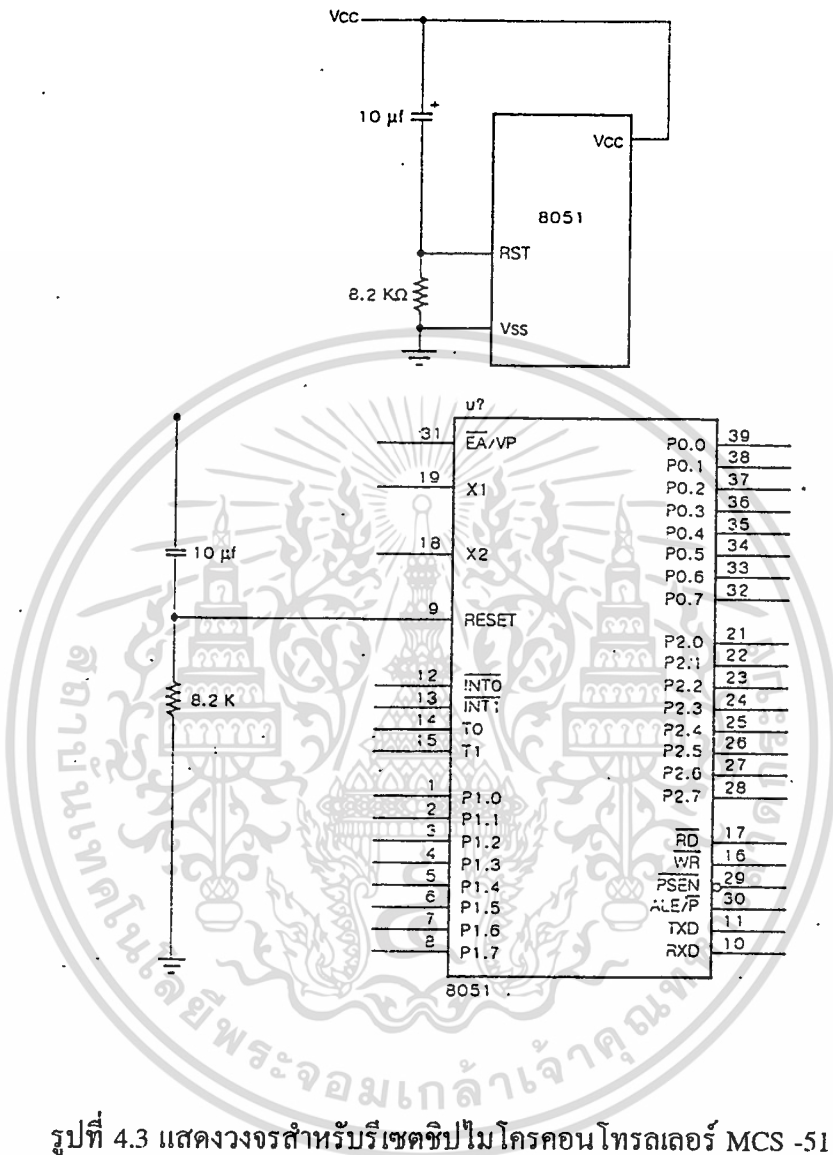
สำหรับเก็บโปรแกรมหรือข้อมูลภายนอก ปกติเมื่อไม่มีการติดต่อหน่วยความจำภายนอกขานี้จะส่งสัญญาณพัลส์ออกมาด้วยความถี่ $1/8$ ของความถี่ออสซิลเลเตอร์ที่ใช้ตลอดเวลา ดังนั้นเราสามารถใช้เวลาที่ได้จากขาไปใช้งานอย่างอื่นได้ แต่ความถี่ที่ขานี้จะลดลงครึ่งหนึ่งในระหว่างติดต่อกับหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่อยู่ภายนอกชิป นอกจากนี้ ขา ALE ยังใช้สำหรับควบคุมการเขียนโปรแกรมลงไปใน EPROM สำหรับ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เบอร์ที่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเป็น EPROM

- ขา PSEN (ขา 29) ใช้ส่งสัญญาณสโตรบเพื่ออ่านคำสั่งจากโปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิป (program strobe enable) เมื่อชิปทำงานด้วยโปรแกรมจากภายนอกขานี้จะส่งสัญญาณสโตรบสองครั้งในแต่ละเมกไซเคิล แต่ในช่วงการเขียนหรืออ่านข้อมูลกับหน่วยความจำภายนอก หรือเมื่อใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปจะไม่มีสัญญาณออกมาจากขา

- ขา EA/Vpp (ขา 31) เป็นขาสำหรับใช้เลือกให้ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทำงานจากโปรแกรมที่อยู่ภายในชิปหรือภายนอกชิป โดยหากขานี้มีสถานะเป็น 0 หมายถึงให้ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำที่เก็บโปรแกรมภายนอก หากขานี้มีสถานะเป็น 1 หมายถึงบังคับให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป และสำหรับ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ที่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปสามารถเลือกให้ทำงานได้ทั้งจากโปรแกรมที่เก็บในหน่วยความจำภายในชิปหรือจากโปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิปด้วยการต่อขา EA กับไฟเลี้ยงหรือกราวด์ตามลำดับ ส่วนใน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ที่ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป ให้ต่อขานี้ลงกราวด์เสมอ

- ขา XTAL 1 (ขา 19) ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นอินพุตเข้าสู่วงจรออสซิลเลเตอร์

- ขา XTAL 2 (ขา 18) ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นอินพุตออกสู่วงจรออสซิลเลเตอร์

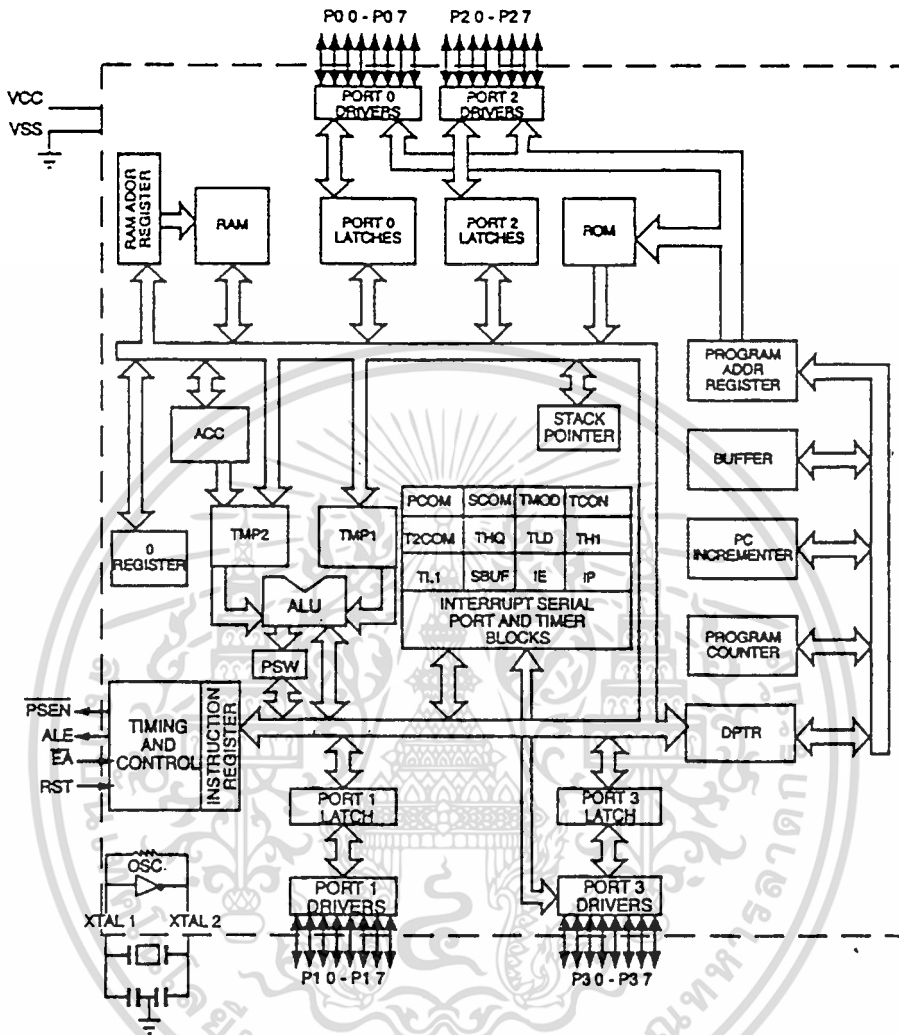


รูปที่ 4.3 แสดงวงจรสำหรับรีเซ็ตชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

4.3.2. โครงสร้างภายในของ 8051

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ใช้เทคโนโลยีในการผลิตเป็นแบบ NMOS และ CMOS เบอร์ 8032 และ 8052 จะมีรอมเบสิก อยู่ภายในจึงสะดวกสำหรับโปรแกรมเมอร์ที่จะเขียนโปรแกรมด้วยภาษาเบสิก โครงสร้างภายในสำหรับเบอร์ 8051 ดังแสดงในรูปที่ 4.4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.4 บล็อกไดอะแกรมของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

4.3.3 โครงสร้างหน่วยความจำภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

โครงสร้างหน่วยความจำภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะแบ่งหน่วยความจำออกเป็นสองส่วน คือ

- หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรม (program memory)
- หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล (data memory)

หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมจะใช้เก็บโปรแกรมควบคุมการทำงานของชิป ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 บางเบอร์จะมีหน่วยความจำส่วนนี้อยู่ภายในชิป แต่บางเบอร์จะไม่มี ทำให้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอญญาติให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ต้องเก็บโปรแกรมไว้ในหน่วยความจำภายนอกทั้งหมด ส่วนหน่วยความจำส่วนที่สองคือ หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล ซึ่งใช้สำหรับเก็บข้อมูลระหว่างการทำงาน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะมีหน่วยความจำส่วนนี้อยู่ภายในชิปจำนวนหนึ่ง แต่จะมีจำนวนมากหรือน้อยเท่าใดขึ้นอยู่กับเบอร์ของชิป (ดังแสดงในตารางที่ 4.2)

หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรม หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมใน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะแบ่งออกเป็น 2 ส่วนคือ หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป (internal program memory) และหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายนอกชิป (external program memory) ขนาดของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปมีได้ตั้งแต่ 0, 4, 8, 16 กิโลไบต์ ขึ้นอยู่กับเบอร์ของชิป

หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะแบ่งออกเป็น 2 ส่วนคือ หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิป และหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิป หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ยังแบ่งออกเป็น 2 ส่วนย่อยดังนี้

- ส่วนที่ใช้เก็บข้อมูลทั่วไป (internal ram)
- ส่วนที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ (special function register)

หน่วยความจำส่วนที่ใช้เก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปเป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่มีอยู่ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 หน่วยความจำส่วนนี้มีไว้สำหรับเก็บข้อมูลในขณะที่ทำงาน ส่วนหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ เป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ซึ่งถูกกำหนดให้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะเพื่อควบคุมการทำงานและบอกสถานะของชิพ

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะมีหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปอย่างน้อย 128 ไบต์ ไปจนถึง 256 ไบต์ ทั้งนี้ขึ้นกับเบอร์ของชิป หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลในขณะที่ทำงาน ส่วนหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปที่เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะเพื่อควบคุมการทำงานและบอกสถานะของชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะมีหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปอย่างน้อย 128 ไบต์ไปจนถึง 256 ไบต์ ทั้งนี้ขึ้นอยู่กับเบอร์ของชิป หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปบริเวณ 128 ไบต์แรกมีชื่อเรียกว่า lower 128 และในบริเวณ 128 ไบต์หลังที่มีเพิ่มขึ้นในบางเบอร์มีชื่อเรียกว่า upper 128 หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปบริเวณ 128 ไบต์หลัง (ตำแหน่ง 80H ขึ้นไป) จะมีตำแหน่งตรงกับหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ (ตำแหน่ง 80H ขึ้นไปเช่นกัน) โดยมีวิธีการเข้าถึงข้อมูลในหน่วยความจำทั้งสองส่วนไม่เหมือนกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เนื่องจากไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ถูกออกแบบไว้สำหรับใช้ควบคุมระบบโดยเฉพาะ จึงทำให้มีความสามารถเฉพาะตัวหลายอย่าง ซึ่งจำเป็นต้องอาศัยวงจรภายในชิปที่มีเพิ่มขึ้นจากไมโครโปรเซสเซอร์ทั่วไป การควบคุมการทำงานของวงจรภายในไมโครคอนโทรลเลอร์จะกระทำผ่านรีจิสเตอร์ที่ถูกกำหนดหน้าที่ไว้แล้ว ดังนั้นหากต้องการใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ให้มีประสิทธิภาพ จำเป็นต้องทราบหน้าที่การทำงานของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะแต่ละตัวให้ละเอียด รีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะทั้งหมดจะอยู่ในหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปบริเวณที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะดังได้กล่าวมาแล้ว รีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะทั้งหมดในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีดังแสดงในรูปที่ 4.5

8 ไบต์

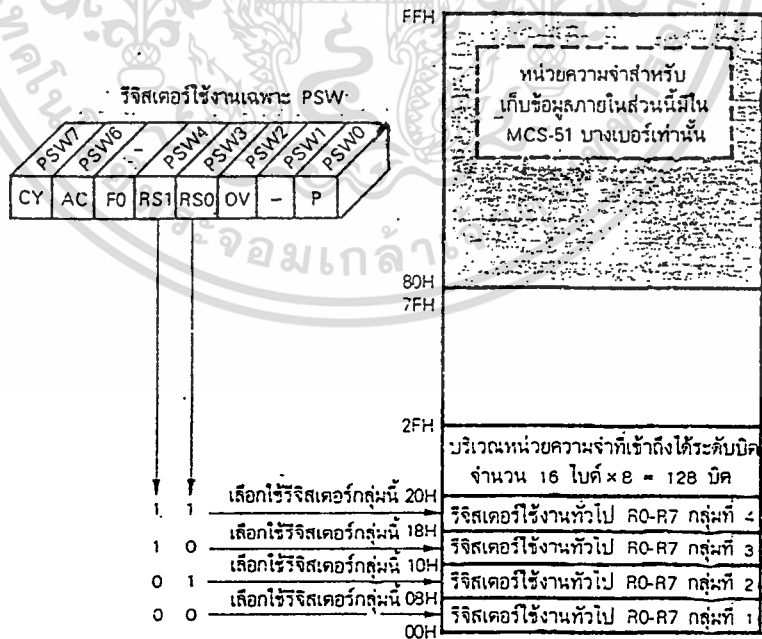
F8							FF	
F0	B						F7	
E8							EF	
E0	ACC						E7	
D8							DF	
D0	PSW						D7	
C8	(T2CON)	(RCAP2L)	(RCAP2H)	(TL2)	(TH2)		CF	
C0							C7	
B8	IP						BF	
B0	P3						B7	
A8	IE						AF	
A0	P2						A7	
98	SCON	BUF					9F	
90	P1						97	
88	TCON	TMOD	TL0	TL1	TH0	TH1	8F	
80	PO	SP	DPL	DPL			PCON	87

รูปที่ 4.5 แสดงโครงสร้างและตำแหน่งของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ในส่วนของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่อยู่ภายนอกชิป จะเป็นหน่วยความจำส่วนที่อยู่ภายนอกชิป ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ซึ่งผู้ใช้ต้องติดตั้งเพิ่มเอง การติดต่อระหว่าง ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 กับหน่วยความจำทั้งสองส่วนจะใช้ออกสารเป็นเอกสารที่ส่งวนเวียนสำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

32 ถึง 39 (พอร์ต 0) เป็นตัวส่งค่าแอดเดรสไปตั่ว (A0-A7) และใช้รับส่งข้อมูลกับหน่วยความจำด้วย (ใช้เป็นคาต้าบัส) ส่วนค่าแอดเดรสไปตั่วสูง (A8-A15) จะใช้ขา 21-28 (พอร์ต 2) ดังนั้นเมื่อพอร์ต 0 และพอร์ต 2 ถูกใช้ในการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอก (ทั้งหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล) จะทำให้เหลือพอร์ตสำหรับใช้งานอื่น ๆ น้อยลง

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปที่ผู้เขียนโปรแกรมสามารถนำมาใช้งานได้คือ รีจิสเตอร์ A , B (อยู่ในหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิปที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะแต่นับเป็น รีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปเพราะไม่ถูกกำหนดหน้าที่ใช้งานโดยตรง) และรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0--R7 ซึ่งอยู่ในหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิปบริเวณ 128 ไบต์แรก รีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีอยู่ด้วยกันทั้งหมด 4 กลุ่ม แต่ละกลุ่มประกอบด้วยรีจิสเตอร์จำนวน 8 ตัว (R0-R7) ซึ่งมีชื่อเรียกเหมือนกัน ดังนั้นจำนวนรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จึงมีทั้งหมด 32 ตัว ในการทำงานขณะใด ๆ รีจิสเตอร์ทั้ง 4 กลุ่ม (R0-R7) จะถูกเลือกใช้งานเพียงกลุ่มเดียวเท่านั้น การเลือกใช้งานรีจิสเตอร์ R0-R7 กลุ่มใดกลุ่มหนึ่งใน 4 กลุ่ม กระทำโดยการเซตหรือเคลียร์บิต RS0, RS1 ในรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ PSW ดังแสดงในรูปที่ 4.6



รูปที่ 4.6 แสดงการเลือกรีจิสเตอร์ใช้กับงานทั่วไป R0-R7 แต่ละกลุ่ม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปทั้ง R0-R7 จะมีอยู่ในกลุ่มรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปทั้ง 4 กลุ่ม ซึ่งจะถูกล็อกใช้งานเพียงกลุ่มเดียวในขณะใดขณะหนึ่ง ค่าที่เปลี่ยนแปลงไปในรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปที่ถูกล็อกใช้งานในขณะนั้นจะไม่มีผลต่อรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปที่มีชื่อเดียวกันแต่อยู่คนละกลุ่มเลข โคร่งสร้างเช่นนี้ทำให้มีความสะดวกในการเขียน โปรแกรมเป็นอันมาก

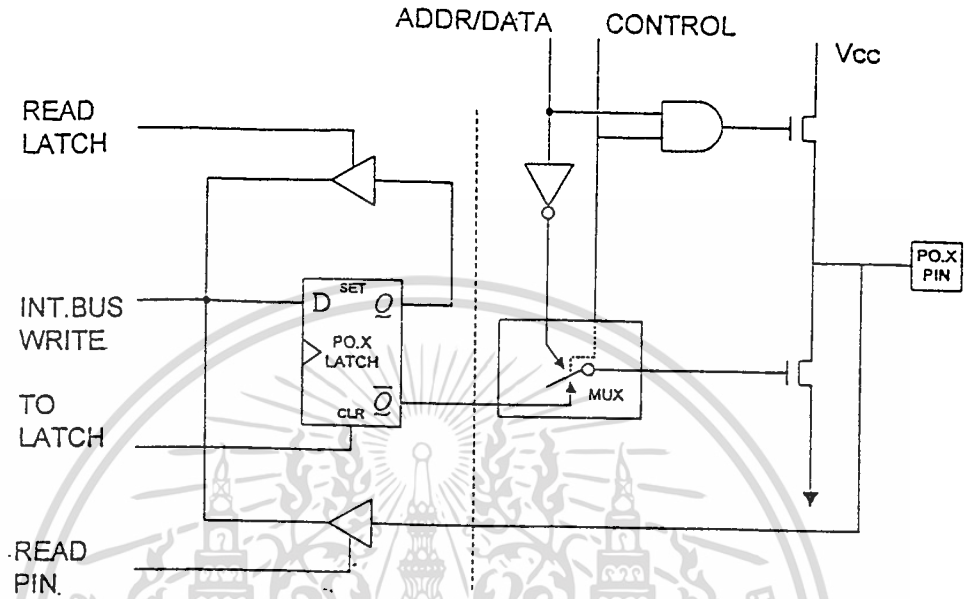
4.3.4 พอร์ตอินพุตและเอาต์พุต

พอร์ต หมายถึง แอแดคเรสหนึ่งที่ได้รับการกำหนดไว้เพื่อการโอนย้ายข้อมูลระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับอุปกรณ์ภายนอก การกำหนดประเภทของการติดต่อขึ้นอยู่กับทิศทางการไหลของข้อมูลเมื่อพิจารณาจากไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นหลัก ดังนั้นการนำเข้าสู่ข้อมูลจากวงจรภายนอกจึงเรียกว่า การอินพุต (input) และในกรณีตรงกันข้ามเพื่อส่งออกข้อมูลก็จะเรียกว่า การเอาต์พุต (output)

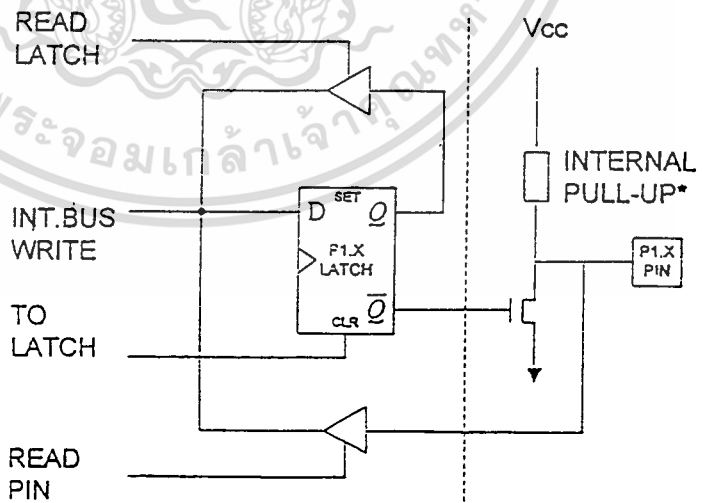
เมื่อพิจารณาถึงวิธีการส่งข้อมูลภายในพอร์ตจะสามารถแยกประเภทของพอร์ตออกได้เป็นสองลักษณะ คือ พอร์ตแบบขนาน (Parallel port) ซึ่งทำการส่งจำนวนบิตข้อมูลทั้งหมดออกมาหรือนำเข้าไปพร้อมกันในคราวเดียว และพอร์ตแบบอนุกรม (Serial port) ซึ่งทำการโอนย้ายข้อมูลคราวละบิต ๆ วนครบจำนวน

4.3.5 โครงสร้างการทำงานของพอร์ต 8051

จากลักษณะโครงสร้างของแต่ละบิตภายในพอร์ตทั้งหมดของ 8051 ซึ่งได้แสดงไว้ในรูปที่ 4.7 - 4.10 นั้น จะเห็นว่ามีความคล้ายคลึงกันตามลักษณะโครงสร้างที่เรียกว่า Quasi-bidirectional port ยกเว้นพอร์ต 0 ซึ่งเพียงแต่ไม่มีตัวต้านทานทำหน้าที่ พูลอัพ สัญญาณไว้ภายในเท่านั้น วงจรประกอบอื่นภายในยังมีฟลิปฟล็อปแบบ D ซึ่งมีผลทำให้พอร์ตสามารถแลตช์หรือค้างสถานะของสัญญาณได้ นอกจากนี้ในส่วนเอาต์พุตของฟลิปฟล็อปเฉพาะของพอร์ต 0 และพอร์ต 2 จะมีโครงสร้างที่ทำหน้าที่คล้ายกับสวิตช์เพิ่มเติมขึ้น เพื่อควบคุมให้เอาต์พุตนี้ต่อเข้ากับส่วนของทรานซิสเตอร์ในระหว่างที่ไม่ได้มีการทำงานในลักษณะของบัสแอคเรสหรือบัสข้อมูลด้วย สำหรับบัฟเฟอร์จำนวนสองตัวของทุกบิตในพอร์ตนั้นมีการทำงานแยกกันโดยอิสระ โดยตัวที่อยู่ทางด้านบนจะยอมให้สัญญาณผ่านได้ก็ต่อเมื่อมีการอ่านค่าข้อมูลที่ค้างไว้ ส่วนอีกตัวหนึ่งซึ่งอยู่ทางด้านล่างจะถูกใช้งานเฉพาะเมื่อได้มีการอ่านสถานะของขาสัญญาณเท่านั้น

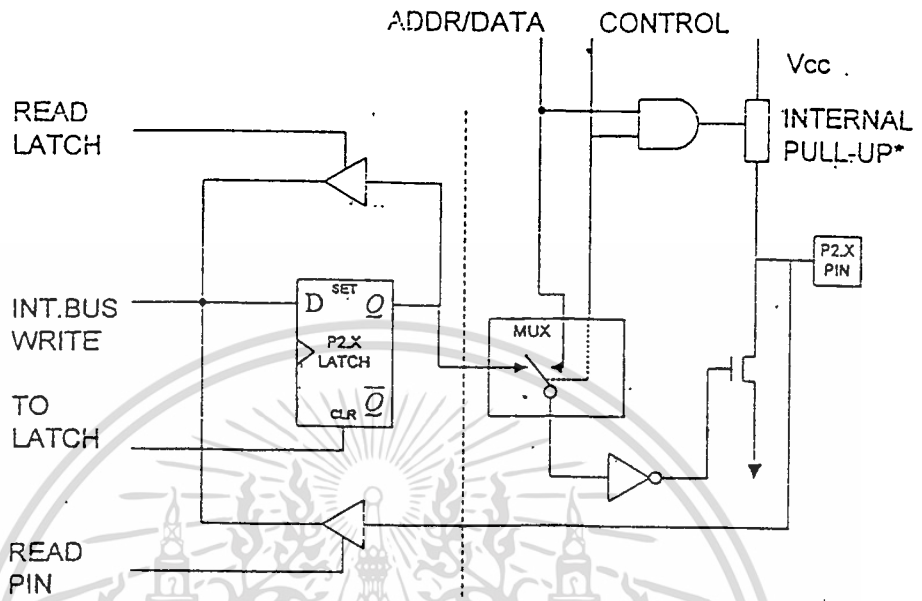


รูปที่ 4.7 แสดงโครงสร้างพอร์ต 0 (บิต)

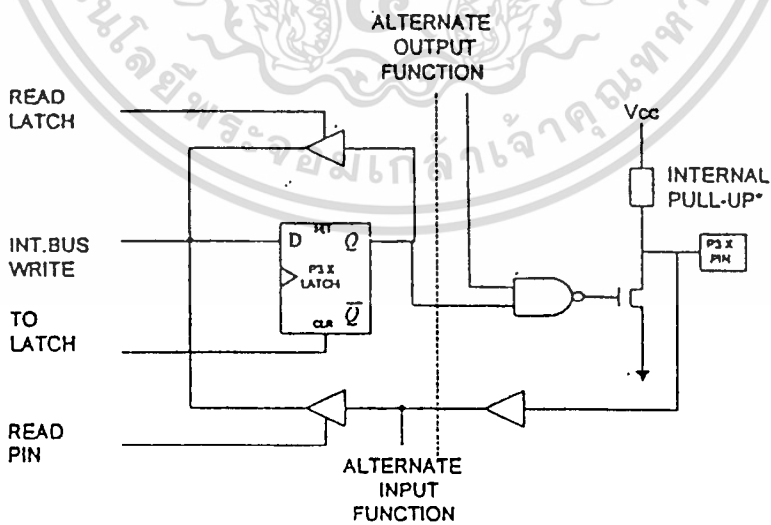


รูปที่ 4.8 แสดงโครงสร้างพอร์ต 1 (บิต)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.9 แสดงโครงสร้างพอร์ต 2 (บิต)



รูปที่ 4.10 แสดงโครงสร้างพอร์ต 3 (บิต)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- การใช้งานพอร์ตเป็นการอินพุต

การใช้งานพอร์ตเป็นการอินพุตข้อมูลจะต้องเริ่มด้วยการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 1 ออกมาทางบิตของพอร์ตนั้นก่อนเป็นลำดับแรก เพื่อหยุดการทำงานของทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตของบิตนั้น ทำให้ขาสัญญาณของบิตถูกต่อเข้ากับตัวต้านทานซึ่งทำหน้าที่ पुलล์อัพภายในซึ่งมีผลให้บิตนั้น ๆ ของพอร์ต 1, 2 และ 3 เป็นสถานะของลอจิกสูง ตัวต้านทานนี้มีค่าประมาณ 50 กิโลโอห์ม ซึ่งเป็นค่าที่สูงมากและทำให้อุปกรณ์ภายนอกสามารถขับสัญญาณของพอร์ตเหล่านี้เป็นลอจิกต่ำได้ง่าย สำหรับบิตของพอร์ต 0 นั้น แม้ว่าจะมีหลักการทำงานที่คล้ายคลึงกันกับบิตของพอร์ตอื่น ๆ แต่เนื่องจากการที่ไม่มีตัวต้านทานทำหน้าที่ पुलล์อัพ ภายในไว้ ทำให้เมื่อทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตนั้นหยุดการทำงาน ก็จะเป็นผลให้ขาสัญญาณนี้อยู่ในสถานะอิมพีแดนซ์สูงแทน

- การใช้งานพอร์ตเป็นการเอาต์พุต

เมื่อมีการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 0 ให้กับแต่ละบิตของพอร์ตทุกพอร์ต ข้อมูลนี้จะถูกส่งให้กับฟลิปฟล็อปซึ่งจะค้างค่านี้ไว้ และมีผลทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตนั้นทำงาน ดังนั้นขาสัญญาณก็จะมีสถานะลอจิกเป็นลอจิกต่ำด้วย

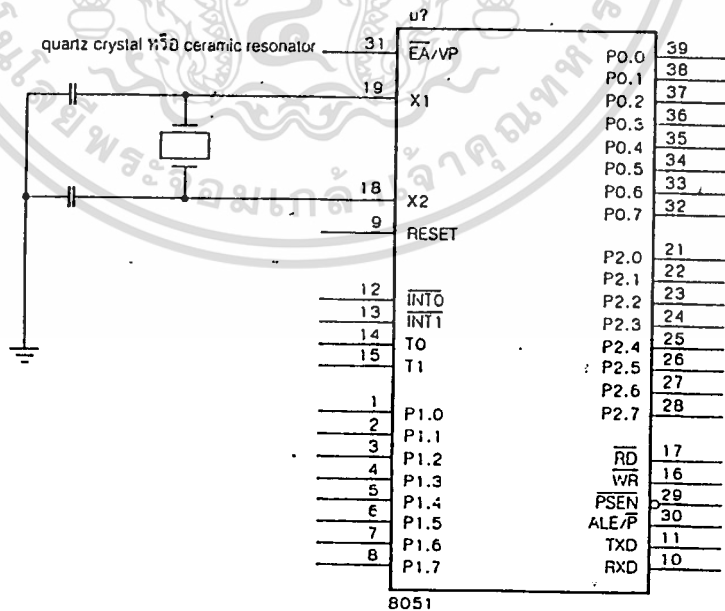
ส่วนการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 1 ออกมานั้น ในกรณีที่เป็นการทำงานในแต่ละบิตของพอร์ต 1, 2 หรือ 3 จะทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตนั้นหยุดการทำงาน มีผลทำให้ขาของสัญญาณเป็นลอจิกสูงด้วยตัวต้านทานที่ पुलล์อัพอยู่ภายในนั้น แต่สำหรับการทำงานในแต่ละบิตพอร์ต 0 นั้นจะมีผลที่แตกต่างออกไป โดยขาสัญญาณจะเป็นสถานะอิมพีแดนซ์สูงแทนเนื่องจากไม่มีตัวต้านทานภายในเชื่อมต่ออยู่นั่นเอง ดังนั้นในการใช้งานพอร์ต 0 เป็นการเอาต์พุตข้อมูล จึงจำเป็นต้องใช้ตัวต้านทานภายนอก पुलล์อัพสัญญาณไว้กับลอจิกสูงแทน

ความสามารถอีกประการหนึ่งเกี่ยวกับพอร์ตอินพุต/เอาต์พุตของ 8051 เป็นวิธีการอ่านค่าลอจิกจากพอร์ตซึ่งมีได้สองวิธี คือ การอ่านค่าลอจิกที่ขาสัญญาณ (Port pin) และการอ่านค่าลอจิกของการแลตช์ที่พอร์ต (Port latch) ดังจะสังเกตได้จากรูปที่ 4.2 วิธีการอ่านค่าจากพอร์ตทั้งสองแบบนี้จะช่วยให้ระบบทำงานได้ด้วยความสะดวกมากยิ่งขึ้น ยกตัวอย่างเช่น หากว่าพอร์ตถูกนำไปต่อกับขาเบสของทรานซิสเตอร์แบบ NPN และขาอิมิตเตอร์ต่อกับกราวด์ของระบบ เมื่อมีการส่งค่า 1 ออกไปจะมีผลทำให้ทรานซิสเตอร์ทำงาน ในขณะที่ถ้าซีพียูมีการอ่านค่าลอจิกจากขาสัญญาณของพอร์ตนี้ก็จะได้อ่านค่าลอจิกต่ำ เนื่องจากมองเห็นค่าศักย์ไฟฟ้าระหว่างขาเบสและขาอิมิตเตอร์ซึ่งมีค่าประมาณ 0.6 โวลต์แทน ดังนั้นในกรณีเช่นนี้หากว่าเป็นการอ่านค่าจากลอจิกของการแลตช์ ก็จะได้รับค่าระดับลอจิกสูงซึ่งเป็นค่าที่ถูกต้องสภาพที่เป็นจริง

4.3.6. สัญญาณนาฬิกาในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

การทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์หรือไมโครโปรเซสเซอร์ โดยทั่วไปจำเป็นต้องพึ่งสัญญาณนาฬิกาเป็นตัวกำหนดจังหวะการทำงานภายในทั้งหมด และในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ได้อำนวยความสะดวกให้แก่ผู้ใช้โดยมีวงจรรอสซิลเลเตอร์อยู่บนชิป (on chip oscillator) ซึ่งสามารถใช้เป็นตัวสร้างสัญญาณนาฬิกาให้กับชิพได้โดยเพียงแต่ต่อคริสตอลหรือ ceramic resonator ระหว่างขา XTAL1 และ XTAL2 ของชิป และต่อตัวเก็บประจุลงกราวด์ดังแสดงในรูปที่ 4.11

นอกจากจะสามารถใช้วงจรรอสซิลเลเตอร์ภายในชิป เป็นตัวสร้างสัญญาณนาฬิกาเพื่อกำหนดจังหวะการทำงานให้แก่ชิพได้แล้ว ผู้ใช้ยังสามารถใช้วงจรรอสซิลเลเตอร์ภายนอกเป็นตัวสร้างสัญญาณนาฬิกาเพื่อกำหนดการทำงานของชิพได้อีกด้วย สังเกตว่าในอุปกรณ์ชนิดที่สร้างโดยใช้เทคโนโลยี HMOS สัญญาณที่ขา XTAL2 จะเป็นตัวขับเคลื่อนสัญญาณนาฬิกาภายในชิป (internal colck generator) ส่วนในอุปกรณ์ชนิด CHMOS สัญญาณที่ขา XTAL1 จะเป็นตัวขับเคลื่อนสัญญาณนาฬิกาภายในชิป ถ้าใช้เพียงขาเดียวในการขับสัญญาณจากวงจรรอสซิลเลเตอร์ภายนอกจะต้องแน่ใจว่าเป็นขาที่ถูกต้อง วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาภายในชิป (internal colck generator) จะเป็นตัวกำหนดลำดับของสถานะที่ทำให้เกิดเมฆซินไซเกิลของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51



รูปที่ 4.11 แสดงการใช้วงจรรอสซิลเลเตอร์ภายในชิป ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.3.7 ชุดคำสั่งของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ชุดคำสั่งของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ซึ่งเป็นคำสั่งทั่วไปที่ใช้งานบ่อยครั้งและน่าสนใจในที่นี้จะเริ่มต้นกันที่คำสั่งพื้นฐานกันก่อน

คำสั่งการคำนวณทางคณิตศาสตร์

คำสั่งนิโมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
ADD A,Rn	บวกค่าของรีจิสเตอร์ใดๆ กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
ADD A,direct	บวกค่าในหน่วยความจำกับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
ADD A,@Ri	บวกค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
ADD A,#data	บวกค่าคงที่กับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
ADDC A,Rn	บวกค่าของรีจิสเตอร์ใดๆ กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กแครรี่	1	1
ADDC A,direct	บวกค่าในหน่วยความจำกับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กแครรี่	2	1
ADDC A,@Ri	บวกค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กแครรี่	1	1
ADDC A,#data	บวกค่าคงที่กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กแครรี่	2	1
§SUBB A,Rn	ลบค่าของรีจิสเตอร์ใดๆ กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กโบรโรว์	1	1
SUBB A,direct	ลบค่าในหน่วยความจำกับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กโบรโรว์	1	1
§SUBB A,@Ri	ลบค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กโบรโรว์	2	1
SUBB A,#data	ลบค่าคงที่กับแอกคิวมูลเตอร์ พร้อมทั้งแฟล็กโบรโรว์	1	1
INC A	เพิ่มค่าแอกคิวมูลเตอร์ขึ้นอีกหนึ่ง	1	1
INC Rn	เพิ่มค่ารีจิสเตอร์ขึ้นอีกหนึ่ง	1	1
INC direct	เพิ่มค่าให้กับค่าในหน่วยความจำขึ้นอีกหนึ่ง	2	1
INC @Ri	เพิ่มค่าให้กับตำแหน่งหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ขึ้นอีกหนึ่ง	1	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
DEC A	ลดค่าแอดคิวมูลเตอร์ลงอีกหนึ่ง	1	1
DEC Rn	ลดค่ารีจิสเตอร์ลงอีกหนึ่ง	1	1
DEC direct	ลดค่าให้กับค่าในหน่วยความจำลงอีกหนึ่ง	1	1
DEC @Ri	ลดค่าให้กับตำแหน่งหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ลงอีกหนึ่ง	1	1
INC DPTR	เพิ่มค่ารีจิสเตอร์ DPTR ขึ้นอีกหนึ่ง	1	2
MUL AB	คูณค่าในแอดคิวมูลเตอร์กับรีจิสเตอร์ B	1	4
DIV AB	หารค่าในแอดคิวมูลเตอร์กับรีจิสเตอร์ B	1	4
DA A	แปลงค่าในแอดคิวมูลเตอร์เป็นรูปเลขฐานสิบ	1	1
คำสั่งจัดการข้อมูลแบบบิต			
คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
CLR C	เคลียร์แฟล็ก แครรี่	1	1
CLR bit	เคลียร์ค่าบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิต	2	1
SETB C	เซตแฟล็ก แครรี่	1	1
SETB bit	เซตค่าบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิต	2	1
CPL C	คอมพลีเมนต์แฟล็ก แครรี่	1	1
CPL bit	คอมพลีเมนต์ค่าบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิต	2	1
ORL C,/bit	OR ค่าคอมพลีเมนต์ของบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิตกับแฟล็ก แครรี่	2	2
MOV C,bit	เคลื่อนย้ายบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิตไปยังแฟล็ก แครรี่	2	1
MOV bit,C	เคลื่อนย้ายแฟล็ก แครรี่ไปยังบิตในหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิต	2	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งการเคลื่อนย้ายข้อมูล

คำสั่งนี้โอนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
MOV A,Rn	นำค่าของรีจิสเตอร์เก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอร์	1	1
MOV A,direct	นำค่าในหน่วยความจำเก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอร์	2	1
MOV A,@Ri	นำค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์เก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอร์	1	1
MOV A,#data	นำค่าคงที่เก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอร์	2	1
MOV Rn,A	นำค่าในแอกคิวมูลเตอร์ไปเก็บไว้ในรีจิสเตอร์	1	1
MOV Rn,direct	นำค่าในหน่วยความจำเก็บไว้ในรีจิสเตอร์	2	2
MOV Rn,#data	นำค่าคงที่เก็บไว้ในรีจิสเตอร์	2	1
MOV direct,A	นำค่าในแอกคิวมูลเตอร์ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ	2	1
MOV direct,Rn	นำค่าในรีจิสเตอร์ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ	2	2
MOV direct,direct	นำค่าในหน่วยความจำไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ	3	2
MOV direct,@Ri	นำค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ	2	2
MOV direct,#data	นำค่าคงที่ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ	3	2
MOV @Ri,A	นำค่าในแอกคิวมูลเตอร์ไปเก็บไว้ในตำแหน่งหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิสเตอร์	1	1
MOV @Ri,direct	นำค่าในหน่วยความจำไปเก็บไว้ในตำแหน่งหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิสเตอร์	2	2
MOV @Ri,#data	นำค่าคงที่ไปเก็บไว้ในตำแหน่งหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิสเตอร์	2	1
MOV DPTR,#data16	นำค่าคงที่ขนาด 16 บิต ใส่ในรีจิสเตอร์ DPTR	3	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
MOVC A,@A+PC	นำค่าที่เป็นตำแหน่งผลรวมที่ชี้โดยแอกคิวมูลเตอรื เตอร์กับรีจิสเตอร์ PC มาเก็บในแอกคิวมูลเตอรื	1	2
MOVX A,@Ri	นำค่าในหน่วยความจำภายนอกที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ (8 บิต) มาเก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอรื	1	2
MOVX A,@DPTR	นำค่าในหน่วยความจำภายนอกที่ชี้โดย DPTR (16 บิต) มาเก็บไว้ในแอกคิวมูลเตอรื	1	2
MOVX @Ri,A	นำค่าในแอกคิวมูลเตอรืไปเก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกที่ชี้โดยรีจิสเตอร์	1	2
MOVX @DPTR,A	นำค่าในแอกคิวมูลเตอรืไปเก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ DPTR	1	2
PUSH direct	PUSH ค่าลงในสแต็ก	2	2
POP direct	POP ค่าลงในสแต็ก	2	2
XCH A,Rn	แลกเปลี่ยนข้อมูลระหว่างแอกคิวมูลเตอรืกับรีจิสเตอร์	1	1
XCH A,direct	แลกเปลี่ยนข้อมูลระหว่างแอกคิวมูลเตอรืกับค่าในหน่วยความจำ	2	1
XCH A,@Ri	แลกเปลี่ยนข้อมูลระหว่างแอกคิวมูลเตอรืกับที่ชี้โดย รีจิสเตอร์	1	1
XCHD A,@Ri	แลกเปลี่ยนข้อมูล 4บิตล่างระหว่างแอกคิวมูลเตอรืกับที่ชี้โดยรีจิสเตอร์	1	1

คำสั่งการกระโดด

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
ACALL addr11	เรียกใช้ซ้บรุตินจากค่าแอดเดรส 11 บิต	2	2
LCALL addr16	เรียกใช้ซ้บรุตินจากค่าแอดเดรส 16 บิต	3	2
RET	สิ้นสุดการ ใช้ซ้บรุติน	1	2
RETI	สิ้นสุดการอินแแตร์รัปต์	1	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
AJMP addr11	กระโดดไปตำแหน่งในหน่วยความจำจากค่าแอดเดรส 11 บิต	2	2
LJMP addr16	กระโดดไปตำแหน่งในหน่วยความจำจากค่าแอดเดรส 16 บิต	3	2
SJMP rel	กระโดดไปยังตำแหน่งในหน่วยความจำโดยใช้ค่าสัมพัทธ์	2	2
JMP @A+DPTR	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ชี้โดยผลรวมของแอกคิวมูเลเตอร์กับรีจิสเตอร์ DPTR	1	2
JZ rel	กระโดดเมื่อแอกคิวมูเลเตอร์มีค่าเป็นศูนย์	2	2
JNZ rel	กระโดดเมื่อแอกคิวมูเลเตอร์มีค่าไม่เป็นศูนย์	2	2
JC rel	กระโดดเมื่อแฟล็กแครี่ถูกเซตบิต	2	2
JNC rel	กระโดดเมื่อแฟล็กแครี่ไม่ถูกเซตบิต	2	2
JB bit,rel	กระโดดเมื่อบิตในหน่วยความจำที่อ้างถึงได้แบบบิตถูกเซต	3	2
LJMP addr16	กระโดดไปตำแหน่งในหน่วยความจำจากค่าแอดเดรส 16 บิต	3	2
SJMP rel	กระโดดไปยังตำแหน่งในหน่วยความจำโดยใช้ค่าสัมพัทธ์	2	2
JMP @A+DPTR	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ชี้โดยผลรวมของแอกคิวมูเลเตอร์กับรีจิสเตอร์ DPTR	1	2
JZ rel	กระโดดเมื่อแอกคิวมูเลเตอร์มีค่าเป็นศูนย์	2	2
JNZ rel	กระโดดเมื่อแอกคิวมูเลเตอร์มีค่าไม่เป็นศูนย์	2	2
JC rel	กระโดดเมื่อแฟล็กแครี่ถูกเซตบิต	2	2
JNC rel	กระโดดเมื่อแฟล็กแครี่ไม่ถูกเซตบิต	2	2
JB bit,rel	กระโดดเมื่อบิตในหน่วยความจำที่อ้างถึงได้แบบบิตถูกเซต	3	2
JNB bit,rel	กระโดดเมื่อบิตในหน่วยความจำที่อ้างถึงได้แบบบิตไม่ถูกเซต	3	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
CJNE A,direct,rel	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์ เมื่อค่าในแอดคิวมูลเตอร์ไม่เท่ากับ ค่าในหน่วยความจำ	3	2
CJNE A,#data,rel	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์ เมื่อค่าในแอดคิวมูลเตอร์ไม่เท่ากับ ค่าคงที่	3	2
CJNE Rn,#data,rel	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์ เมื่อค่าในรีจิสเตอร์ไม่เท่ากับค่าคงที่	3	2
CJNE @Ri,#data,rel	กระโดดไปยังตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์ เมื่อค่าในหน่วยความจำที่ชี้โดยรีจิส เตอร์ไม่เท่ากับค่าคงที่	3	2
DJNZ Rn,rel	ลดค่าในรีจิสเตอร์ลงอีกหนึ่ง ถ้าไม่ เท่ากับศูนย์ จะทำการกระโดดไปยัง ตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์	2	2
DJNZ direct,rel	ลดค่าในหน่วยความจำลงอีกหนึ่ง ถ้าไม่เท่ากับศูนย์ จะทำการกระโดด ไปยังตำแหน่งที่ค่าสัมพัทธ์	3	2
NOP	คำสั่ง No operate	1	1

คำสั่งการคำนวณทางลอจิก

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
ANL A,Rn	แอนด์ ค่าของรีจิสเตอร์กับแอดคิว มูลเตอร์	1	1
ANL A,direct	แอนด์ ค่าในหน่วยความจำกับแอด คิวมูลเตอร์	2	1
ANL A,@Ri	แอนด์ ค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอด คิวมูลเตอร์	1	1
ANL A,#data	แอนด์ ค่าคงที่กับแอดคิวมูลเตอร์	2	1
ANL direct,A	แอนด์ ค่าแอดคิวมูลเตอร์กับค่าใน หน่วยความจำ	2	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนี้โมนิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
ANL direct,#data	แอนด์ ค่าคงที่กับค่าในหน่วยความจำ	3	2
ORL A,Rn	ออร์ ค่าของรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
ORL A,direct	ออร์ ค่าในหน่วยความจำกับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
ORL A,@Ri	ออร์ ค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
ORL A,#data	ออร์ ค่าคงที่กับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
ORL direct,A	ออร์ ค่าแอกคิวมูลเตอร์กับค่าในหน่วยความจำ	2	1
ORL direct,#data	ออร์ ค่าคงที่กับค่าในหน่วยความจำ	3	2
XRL A,Rn	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าของรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
XRL A,direct	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าในหน่วยความจำกับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
XRL A,@Ri	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าที่ชี้โดยรีจิสเตอร์กับแอกคิวมูลเตอร์	1	1
XRL A,#data	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าคงที่กับแอกคิวมูลเตอร์	2	1
XRL direct,A	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าแอกคิวมูลเตอร์กับค่าในหน่วยความจำ	2	1
XRL direct,#data	เอ็็กคลูซีฟ-ออร์ ค่าคงที่กับค่าในหน่วยความจำ	3	2
CLR A	เคลียร์ค่าในแอกคิวมูลเตอร์	1	1
CPL A	คอมพลีเมนต์ค่าในแอกคิวมูลเตอร์	1	1
RL A	เลื่อนบิตในแอกคิวมูลเตอร์ไปทางซ้าย 1 บิต	1	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำสั่งนิมอิก	ความหมาย	จำนวนไบต์	จำนวนไซเคิล
RLC A	เลื่อนบิตในแอกคิวมูลเตอร์ไปทางซ้าย 1 บิต โดยรวมกับแฟล็ก แครรี่	1	1
RR A	เลื่อนบิตในแอกคิวมูลเตอร์ไปทางขวา 1 บิต	1	1
RRC A	เลื่อนบิตในแอกคิวมูลเตอร์ไปทางขวา 1 บิต โดยรวมกับแฟล็ก แครรี่	1	1
SWAP A	สลับค่า 4 บิตบนกับ 4 บิตล่างของแอกคิวมูลเตอร์	1	1

หมายเหตุ

Rn	รีจิสเตอร์ R0-R7
direct	ตำแหน่งในหน่วยความจำ
@Ri	ค่าตำแหน่งที่ชี้โดยรีจิสเตอร์ R0 และ R1
#data	ค่าคงที่ขนาด 8 บิต
#data 16	ค่าคงที่ขนาด 16 บิต
bit	ค่าบิตของหน่วยความจำภายในที่อ้างถึงได้แบบบิต หรือ SFR
rel	ตำแหน่งในหน่วยความจำซึ่งเป็นค่าสัมพัทธ์มีค่าระหว่างตำแหน่ง +127 ถึง -128 ไบต์ จากตำแหน่งปัจจุบัน
addr 11	ค่าตำแหน่งแอดเดรสที่อ้างถึงด้วยจำนวน 11 บิต ในคำสั่ง ACALL และ AJMP
addr 16	ค่าตำแหน่งแอดเดรสที่อ้างถึงด้วยจำนวน 16 บิต ในคำสั่ง LCALL และ LJMP

3.4.8 การจัดการเกี่ยวกับสแต็ก

สแต็กหรือหน่วยความจำสแต็กเป็นหน่วยความจำส่วนหนึ่งที่จัดเตรียมไว้สำหรับใช้งานในการเก็บค่าตำแหน่งแอดเดรส เมื่อย้อนกลับ (return) จากโปรแกรมซบรูทีนหรืออินเตอร์รัปต์รูทีน เพื่อให้ทำงานตามขั้นตอนของโปรแกรมหลักเดิมได้อย่างถูกต้อง

หน่วยความจำสแต็กมีรีจิสเตอร์ตัวหนึ่ง สำหรับชี้ตำแหน่งที่กำลังติดต่อกับสแต็กอยู่คือรีจิสเตอร์ SP (stack pointer) ซึ่งอยู่ในตำแหน่งของรีจิสเตอร์พิเศษ (SFR) ที่แอดเดรส 081H รีจิสเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SP จะชื่ออยู่ในตำแหน่งแอดเดรสของหน่วยความจำแรมภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ ซึ่งทุกครั้งหลังจากที่รีเซ็ตการทำงานมันจะมีค่า 07H เสมอ

ค่าแอดเดรสนี้จะถูกเพิ่มขึ้น 1 แอดเดรสอย่างอัตโนมัติทันทีเมื่อมีการเรียกขั้วรูทีน 1 ครั้ง โดยค่าแอดเดรสก่อนการกระโดดในไบต์แรกจะถูกเก็บไปยังแอดเดรสที่ SP ชื่ออยู่ในขณะนั้น หลังจากนั้น SP จะเพิ่มค่าขึ้นอีกหนึ่งและนำแอดเดรสอีกไบต์ที่เหลือไปเก็บไว้ยังตำแหน่งที่ SP ชื่อหลังจากเพิ่มค่าแล้ว

จากที่กล่าวมาแล้วว่าค่ารีจิสเตอร์ SP หลังจากการรีเซ็ตจะมีค่าเป็น 07H เสมอ ดังนั้นข้อมูลไบต์แรกที่จะเก็บลงในสแต็คคือที่ตำแหน่งแอดเดรส 08H ในหน่วยความจำแรมภายในและจะมีค่าเพิ่มขึ้นตามลำดับทีละหนึ่ง ถ้าสังเกตจากแอดเดรสตำแหน่งนี้จะเห็นได้ว่าเป็นตำแหน่งของรีจิสเตอร์เบงค์ 1 ดังนั้นเมื่อมีการเก็บข้อมูลแอดเดรสจากการเรียกขั้วรูทีนมาก ๆ เข้ามันก็จะไปซ้อนทับกับรีจิสเตอร์เบงค์ 1 และเบงค์ต่อ ๆ ไป ด้วยเหตุนี้รีจิสเตอร์เบงค์ 1 จึงไม่นำมาในงานในการเขียนโปรแกรมต่างๆ ไป ยกเว้นถ้าผู้เขียนโปรแกรมกำหนดค่าเริ่มต้นของหน่วยความจำสแต็คใหม่โดยโหลดค่าแอดเดรสที่ต้องการให้เริ่มต้นกับรีจิสเตอร์ SP แต่ทั้งนี้ก็ต้องระมัดระวังการซ้อนทับกับตำแหน่งแอดเดรสอื่น ๆ ที่ใช้งานอยู่และช่วงกว้างหรือพื้นที่ที่จะใช้งานเพียงพอหรือไม่ด้วย ซึ่งการเรียกขั้วรูทีนแต่ละครั้งจะใช้พื้นที่จำนวน 2 ไบต์

นอกจากการใช้งานสแต็คจากการเรียกขั้วรูทีนแล้วความซับซ้อนจะยิ่งเพิ่มมากขึ้น เมื่อในโปรแกรมนั้นมีการเขียนอินเตอร์รัปต์รูทีนด้วยและนั่นคือพื้นที่ของสแต็คอาจไม่เพียงพอจนไปซ้อนทับกับส่วนอื่นได้ ซึ่งไม่เป็นผลคืออย่างแน่นอน ดังนั้นเมื่อต้องการหลีกเลี่ยงปัญหานี้สามารถย้ายตำแหน่งเริ่มต้นของสแต็คไปยังพื้นที่หน่วยความจำภายในที่เหลือได้ เช่น ในไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ 8052 และ 8032 จะมีพื้นที่หน่วยความจำแรมภายในช่วงบนที่เหลืออีกถึง 128 ไบต์ (เฉพาะเบอร์เหล่านี้เท่านั้น) การใช้งานผู้เขียนโปรแกรมสามารถใช้คำสั่งได้ดังนี้

MOV SP, #080H ; กำหนดสแต็คเริ่มต้นที่หน่วยความจำแรมภายในช่วงบน

ด้วยคำสั่งนี้จึงทำให้ผู้เขียนโปรแกรมมีพื้นที่สแต็คกว่าถึง 128 ไบต์ ซึ่งเพียงพอต่อการประยุกต์ใช้งานเกือบทุกโปรแกรม

-การเก็บข้อมูลชั่วคราวไว้กับสแต็ค

บ่อยครั้งในการเขียนโปรแกรมจำเป็นต้องรักษาข้อมูลเดิมที่อยู่ในแอดคิวมูลเตอร์หรือค่าใน SFR ไว้ชั่วคราวก่อนที่จะใช้งานในคำสั่งอื่นต่อไปนี้ เหมือนกับการฝากข้อมูลไว้ที่ตำแหน่งหนึ่งก่อนและเมื่อใช้งานจึงเรียกกลับมาใหม่ วิธีหนึ่งที่ทำได้ง่าย ๆ ก็คือมองหาที่ว่างที่เหมาะสมในหน่วยความจำและย้ายข้อมูลไปไว้ชั่วคราว หรืออีกวิธีหนึ่งที่ยากกว่าคือ ใช้คำสั่งในการย้ายข้อมูลไปไว้ในส่วนของสแต็ค ซึ่งมีรูปแบบการใช้งานดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

PUSH ACC : เก็บค่าในแอดคิวมูลเตอร์ไปยังสแต็ก

--- : คำสั่งใช้งานต่าง ๆ

POP ACC : ป้อนค่าแอดคิวมูลเตอร์เดิมที่เก็บไว้ในสแต็ก

หลังจากโปรแกรมทำงานถึงคำสั่ง PUSH รีจิสเตอร์ SP จะถูกเพิ่มค่าขึ้นอย่างอัตโนมัติทันที 1 ตำแหน่งเช่นเดียวกัน อย่างไรก็ตามการใช้คำสั่ง PUSH และ POP นี้ ต้องคำนึงถึงพื้นที่ในหน่วยความจำสแต็กด้วย การใช้คำสั่งทั้งสองนี้นิยมใช้งานในโปรแกรมจับคู่ทวินหรืออินเตอร์รัปต์ทวิน เพื่อให้ค่าสถานะของรีจิสเตอร์บางตัวเช่นแอดคิวมูลเตอร์ หรือ SFR ไม่เกิดการเปลี่ยนแปลง หลังจากสิ้นสุดการทำงาน

4.3.9 การอินเตอร์รัปต์

การขัดจังหวะหรือการอินเตอร์รัปต์ (interrupt) จะถูกนำมาใช้งาน เมื่อผู้เขียนโปรแกรมต้องการให้มีการทำงานในโปรแกรมส่วนหนึ่งที่แยกจากโปรแกรมหลักอย่างทันทีทันใด เมื่อมีสัญญาณกระตุ้นจากทั้งภายในหรือภายนอกระบบ เช่น การวัดค่าตัวแปรค่าหนึ่งในกระบวนการทำงานภายนอกอย่างรวดเร็วทันทีทันใดเมื่อได้ค่าที่กำหนดไว้

ตัวแปรในการทำให้เกิดการอินเตอร์รัปต์ อาจสามารถเกิดขึ้นพร้อมกันหลายตัวแปรในเวลาเดียวกัน ซึ่งทำให้เกิดความซับซ้อนในการเขียนโปรแกรมและการตรวจสอบยาก แต่อย่างไรก็ตามปัญหานี้ไม่ใช่ปัญหาที่หาทางแก้ไขไม่ได้ ในระดับผู้เริ่มต้นอาจยังไม่จำเป็นต้องศึกษาถึงขั้นนั้นก็ได้ เพราะต้องใช้ประสบการณ์และการเรียนรู้เข้าใจอย่างลึกซึ้ง อย่างไรก็ตามผู้เริ่มต้นก็ควรมีความรู้และไม่ใช้งานการอินเตอร์รัปต์แบบผิด ๆ จึงต้องศึกษาเกี่ยวกับระบบควบคุมการอินเตอร์รัปต์ของไมโครคอนโทรลเลอร์กันเสียก่อน

การอินเตอร์รัปต์สามารถเกิดขึ้นได้จากการกระตุ้น 2 แบบ คือจากภายในระบบเองและภายนอก ระบบ การอินเตอร์รัปต์จากภายนอกใช้ขาสัญญาณ INTO และ INT1 ขาที่ 12 และ 13 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยสัญญาณจะต่อผ่านเข้ามายัง IC₁₀ และส่งผ่านไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์ ดังนั้นสัญญาณที่ป้อนเข้าสู่ตัวไมโครคอนโทรลเลอร์จะถูกกลับสถานะจากอินพุตที่ต่อเข้าที่คอนเนกเตอร์ ในส่วนนี้ผู้เขียนโปรแกรมสามารถเลือกโหมดการอินเตอร์รัปต์ได้ 2 รูปแบบคือแบบทำงานที่ขอบขาของสัญญาณและแบบทำงานที่ระดับสถานะเช่นเมื่อ INTO = "0"

การอินเตอร์รัปต์จากภายในระบบคือการอินเตอร์รัปต์จะเกิดขึ้นจากสถานะของแฟลคหรือรีจิสเตอร์บางตัว เช่น แฟลค TFO และ TF1 (Timer Flag), แฟลคIR (Receiver Interrupt) และแฟลค TI (Transmitter Interrupt) สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ 8052 และ 8032 จะมีการอินเตอร์รัปต์เพิ่มขึ้นได้จากอีก 2 แหล่งคือ จากรีจิสเตอร์ไทมเมอร์ 2 และจากขาสัญญาณ EXF2 (timer 2 external flag)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อปรากฏการอินเทอร์รัปต์โปรเซสเซอร์จะทำการกระโดดไปยังตำแหน่งแอดเดรสที่กำหนดไว้ตามชนิดของอินเทอร์รัปต์เช่นเดียวกับคำสั่ง LCALL ตารางที่ 4.3 แสดงการอินเทอร์รัปต์จากแฟลคต่าง ๆ ตำแหน่งแอดเดรสของการอินเทอร์รัปต์โดยปกติ, ค่าอินเด็กซ์ที่กำหนดให้เชื่อมต่อ (link index) และตำแหน่งแอดเดรสที่โปรแกรมจะกระโดดไปทำงาน เมื่อเกิดการอินเทอร์รัปต์ชนิดนั้นขึ้น ซึ่งกำหนดขึ้นใหม่จากโปรแกรมมอนิเตอร์ (link jump)

จากตารางที่ 4.3 เห็นได้ว่าแอดเดรสของการอินเทอร์รัปต์โดยปกติจะอยู่ในตำแหน่งในส่วนของ EPROM ซึ่งแน่นอนการแก้ไขโปรแกรมย่อมทำได้ยาก ดังนั้นในโปรแกรมมอนิเตอร์ EMON51 ซึ่งเก็บอยู่ใน EPROM จึงได้แก้ไขปัญหานี้ โดยการกำหนดการเชื่อมต่อ (link) จากค่าแอดเดรสตำแหน่งเดิมเป็นตำแหน่งใหม่ดังแสดงในตารางที่ 4.3 สามารถดูรายละเอียดเพิ่มเติมได้จากคู่มือการใช้งานประกอบในส่วนของโปรแกรมมอนิเตอร์ EMON51

ตัวอย่างเช่น เมื่อมีการอินเทอร์รัปต์ที่แฟลค IEO (แฟลคแสดงการอินเทอร์รัปต์ของ INTO) โปรแกรมจะกระโดดไปทำงานที่ตำแหน่งแอดเดรส 4003H ซึ่งเป็นส่วนของหน่วยความจำโปรแกรม ซึ่งอยู่ใน RAM สำหรับการอินเทอร์รัปต์จากแหล่งอื่นก็เป็นลักษณะเช่นเดียวกัน ดังในตารางที่ 4.3

การอินเทอร์รัปต์	ตำแหน่งแอดเดรสของการอินเทอร์รัปต์ปกติ	ค่าอินเด็กซ์ที่กำหนดในการเชื่อมต่อ	ตำแหน่งแอดเดรสของการอินเทอร์รัปต์ที่กำหนดโดยมอนิเตอร์
IE0	0003H	1	4003H
TH0	000BH	2	4006H
IE1	0013H	3	4009H
TF1	001BH	4	400CH
R1+T1	0023H	5	400FH
TF2+EXF2	002BH	6	4012H

ตารางที่ 4.3 แสดงค่าตำแหน่งแอดเดรสของการอินเทอร์รัปต์ โดยสัญญาณต่าง ๆ ที่กำหนดขึ้นใหม่ในโปรแกรมมอนิเตอร์ EMON51

การจัดการและควบคุมการอินเทอร์รัปต์มีรีจิสเตอร์พิเศษ 2 ตัว สำหรับกำหนดรูปแบบการทำงานต่าง ๆ ซึ่งได้แก่รีจิสเตอร์พิเศษ IE (interrupt enable, อยู่ที่แอดเดรส 0A8H) และ IP (interrupt priority, อยู่ที่แอดเดรส 0B8H) การกำหนดรูปแบบอินเทอร์รัปต์ทำได้ โดยการเซตหรือรีเซตตำแหน่งบิตใน IE อย่างเหมาะสม ดังแสดงความหมายของแต่ละบิตใน IE ในรูปที่ 4.12 สำหรับในรูปที่ 4.13 แสดงความหมายของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ TCON บิตที่น่าสนใจก็คือ บิต IT0 และ IT1 ซึ่งเป็นบิตที่กำหนดการทำงานจากการอินเทอร์รัปต์ภายนอกให้เป็นแบบกระตุ้นด้วยระดับลอจิก (ระดับลอจิก = “0”) หรือกระตุ้นที่ขอบขา (ขอบขาลงสัญญาณ) ทั้ง 2 บิตนี้อยู่ในรีจิสเตอร์พิเศษชื่อ TCON (timer/counter control register) ที่แอดเดรส 088H โดยที่ IT0 = TCON.0 และ IT1 = TCON.2

(MSB)								(LSB)
EA	X	ET2	ES	ET1	EX1	ET0	EX0	
สัญลักษณ์	ตำแหน่ง	หน้าที่						
EA	IE.7	ทำการคิเสอเบิลทุกอินเทอร์รัปต์ ถ้า EA = “0” จะไม่มีการตอบรับอินเทอร์รัปต์ใด ๆ ทั้งหมด ถ้า EA = “1” แต่ละอินเทอร์รัปต์จะถูกอินาเบิลหรือคิเสอเบิลโดยการเซต หรือเคลียร์อินาเบิลบิตของมัน						
X	IE.6	สงวนไว้ไม่ใช้งาน						
ET2	IE.5	ทำการอินาเบิลหรือคิเสอเบิลอินเทอร์รัปต์จากการ โอเวอร์โฟลว์ของ ไทเมอร์ 2 ถ้า ET2 = “0” อินเทอร์รัปต์จาก ไทเมอร์ 2 จะถูกคิเสอเบิล						
ES	IE.4	ทำการอินาเบิลอินเทอร์รัปต์จากพอร์ตอนุกรม ถ้า ES = “0” อินเทอร์รัปต์นี้จะถูกคิเสอเบิล						
ET1	IE.3	ทำการอินาเบิลหรือคิเสอเบิลอินเทอร์รัปต์จากการ โอเวอร์โฟลว์ของ ไทเมอร์ 1 ถ้า ET1 = “0” อินเทอร์รัปต์นี้จะถูกคิเสอเบิล						
EX1	IE.2	ทำการอินาเบิลหรือคิเสอเบิลอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 1 ถ้า EX1 = “0” อินเทอร์รัปต์นี้จะถูกคิเสอเบิล						
ET0	IE.1	ทำการอินาเบิลหรือคิเสอเบิลอินเทอร์รัปต์จากการ โอเวอร์โฟลว์ของ ไทเมอร์ 0 ถ้า ET0 = “0” อินเทอร์รัปต์นี้จะถูกคิเสอเบิล						
EX0	IE.0	ทำการอินาเบิลหรือคิเสอเบิลอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 0 ถ้า EX0 = “0” อินเทอร์รัปต์นี้จะถูกคิเสอเบิล						

รูปที่ 4.12 หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ IE (interrupt enable)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

(MSB)								(LSB)
TF1	TR1	TFO	TR0	IE1	IT1	IE0	ITO	
สัญลักษณ์	ตำแหน่ง	หน้าที่						
TF1	TCON.7	เป็นโอเวอร์โฟลว์แฟล็กของไทมเมอร์ 1 จะถูกเซตโดยฮาร์ดแวร์ เมื่อไทมเมอร์/เคาน์เตอร์นี้เกิดโอเวอร์โฟลว์และจะถูกเคลียร์โดยฮาร์ดแวร์เมื่อโปรเซสเซอร์เข้าสู่กระบวนการอินเทอร์รัปต์รูทีน						
TR1	TCON.6	บิตควบคุมการรันของไทมเมอร์ 1 มันจะถูกเซตและเคลียร์โดยซอฟต์แวร์ เพื่อให้ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์นี้ทำงานหรือหยุดทำงาน						
TFO	TCON.5	เป็นโอเวอร์โฟลว์แฟล็กของไทมเมอร์ 0 จะถูกเซตโดยฮาร์ดแวร์ เมื่อไทมเมอร์/เคาน์เตอร์นี้เกิดโอเวอร์โฟลว์และจะถูกเคลียร์โดยฮาร์ดแวร์เมื่อโปรเซสเซอร์เข้าสู่กระบวนการอินเทอร์รัปต์รูทีน						
TR0	TCON.4	บิตควบคุมการรันของไทมเมอร์ 0 มันจะถูกเซตและเคลียร์โดยซอฟต์แวร์ เพื่อให้ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์นี้ทำงานหรือหยุดทำงาน						
IE1	TCON.3	แฟล็กแสดงอินเทอร์รัปต์ที่ 1 ทำงานที่ขอพบ จะถูกเซตโดยฮาร์ดแวร์เมื่อตรวจจับพบสัญญาณอินเทอร์รัปต์จากภายนอกที่ขอพบ และจะถูกเคลียร์เมื่อเข้าสู่กระบวนการอินเทอร์รัปต์						
IT1	TCON.2	บิตกำหนดรูปแบบการอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 1 จะถูกเซตหรือเคลียร์โดยซอฟต์แวร์ เพื่อกำหนดให้เกิดอินเทอร์รัปต์ที่ขอพบาลงหรือที่ระดับลอจิกโลว์ของสัญญาณอินเทอร์รัปต์ภายนอก						
IE0	TCON.1	แฟล็กแสดงอินเทอร์รัปต์ที่ 0 ทำงานที่ขอพบ จะถูกเซตโดยฮาร์ดแวร์เมื่อตรวจจับพบสัญญาณอินเทอร์รัปต์จากภายนอกที่ขอพบ และจะถูกเคลียร์เมื่อเข้าสู่กระบวนการอินเทอร์รัปต์						
ITO	TCON.0	บิตกำหนดรูปแบบการอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 0 จะถูกเซตหรือเคลียร์โดยซอฟต์แวร์ เพื่อกำหนดให้เกิดอินเทอร์รัปต์ที่ขอพบาลงหรือที่ระดับลอจิกโลว์ของสัญญาณอินเทอร์รัปต์ภายนอก						

รูปที่ 4.13 หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ TCON (timer control)

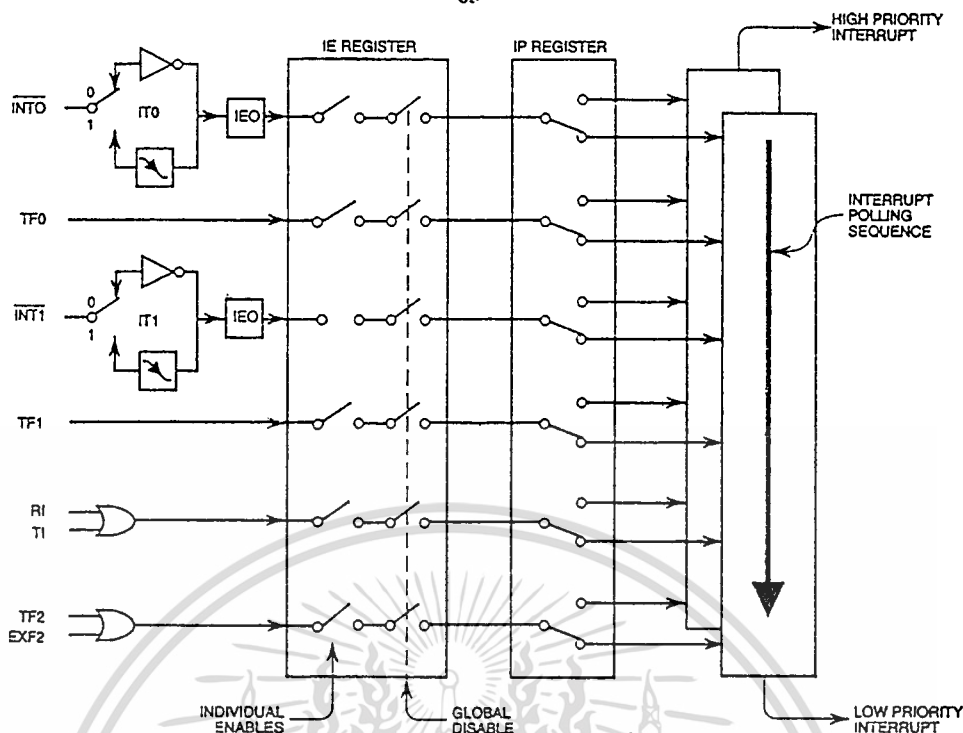
การอินเทอร์รัปต์ สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีการแบ่งระดับความสำคัญด้วย ในกรณีที่มีการอินเทอร์รัปต์ที่สำคัญมากกว่าการอินเทอร์รัปต์เดิมที่กระทำอยู่ โปรแกรมจะละทิ้งอินเทอร์รัปต์ที่มีความสำคัญต่ำกว่าและไปทำงานในอินเทอร์รัปต์รูทีนที่มีความสำคัญสูงกว่า อย่างไรก็ตามระดับความสำคัญในการอินเทอร์รัปต์สามารถกำหนดได้โดยการเซตหรือรีเซตตำแหน่งบิตต่าง ๆ ในรีจิสเตอร์พิเศษ IP ดังแสดงความหมายของแต่ละบิตใน IP ในรูปที่ 4.14

(MSB)								(LSB)
	X	X	PT2	PS	PT1	PX1	PT0	PX0
สัญลักษณ์	ตำแหน่ง	หน้าที่						
-	IP.7	สงวนไว้ไม่ใช้งาน						
-	IP.6	สงวนไว้ไม่ใช้งาน						
PT2	IP.5	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์ของไทมเมอร์ 2 ถ้า PT2 = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						
PS	IP.4	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์ของพอร์คอนุกรม ถ้า PS = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						
PT1	IP.3	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์ของไทมเมอร์ 1 ถ้า PT1 = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						
PX1	IP.2	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 1 ถ้า PX1 = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						
PT0	IP.1	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์ของไทมเมอร์ 0 ถ้า PT0 = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						
PX0	IP.0	บิตกำหนดระดับความสำคัญของอินเทอร์รัปต์จากภายนอก 0 ถ้า PX0 = "1" อินเทอร์รัปต์นี้จะมีควมสำคัญระดับสูง						

รูปที่ 4.14 หน้าที่การทำงานของแต่ละบิตในรีจิสเตอร์ IP (interrupt priority)

การทำงานของระบบควบคุมการอินเทอร์รัปต์อาจสรุปเป็นโครงสร้างได้ดังในรูปที่ 4.12

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.15 แสดงโครงสร้างของระบบการอินเตอร์รัปต์

4.3.10 ไทม์เมอร์/เคาน์เตอร์

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 มีรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะที่สามารถนับจำนวนสัญญาณนาฬิกาหรือแมกซิมไซเกิลของวงจรถอดสวิตช์ภายใน (ทำงานเป็นไทม์เมอร์) หรือนับจำนวนครั้งของการเปลี่ยนสถานะของสัญญาณภายนอก (นับจำนวนพัลส์ภายนอก) ที่ขาT0, T1 ของพอร์ต 3 (ทำงานเป็นเคาน์เตอร์) รีจิสเตอร์ที่ใช้เป็นไทม์เมอร์หรือเคาน์เตอร์มีขนาด 16 บิต จำนวน 2 ตัว คือ รีจิสเตอร์ไทม์เมอร์ 0 และ 1 เมื่อใช้ไทม์เมอร์ 0 หรือไทม์เมอร์ 1 จะต้องโหลดค่าที่ต้องการนับไปไว้ในรีจิสเตอร์ไทม์เมอร์ 0 หรือรีจิสเตอร์ไทม์เมอร์ 1 และเมื่อนับได้ครบจำนวนที่ตั้งไว้จะสัญญาณอินเตอร์รัปต์เพื่อบอกให้ซีพียูทราบ

การควบคุมการทำงานของไทม์เมอร์หรือเคาน์เตอร์ สามารถควบคุมได้จากวงจรถอดสวิตช์ (ควบคุมด้วยสัญญาณที่ขา INT0, INT1) หรือควบคุมจากคำสั่งในโปรแกรม ดังนั้นรีจิสเตอร์ที่ใช้เป็นไทม์เมอร์ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะสามารถวัดช่วงห่างของเวลา วัดความกว้างของพัลส์ หรือนับจำนวนครั้งของเหตุการณ์ที่เกิดขึ้นภายนอกที่เปลี่ยนให้อยู่ในรูปของสัญญาณไฟฟ้าแล้ว รวมทั้งใช้กำเนิดสัญญาณอินเตอร์รัปต์ที่มีคาบเวลาแน่นอนได้

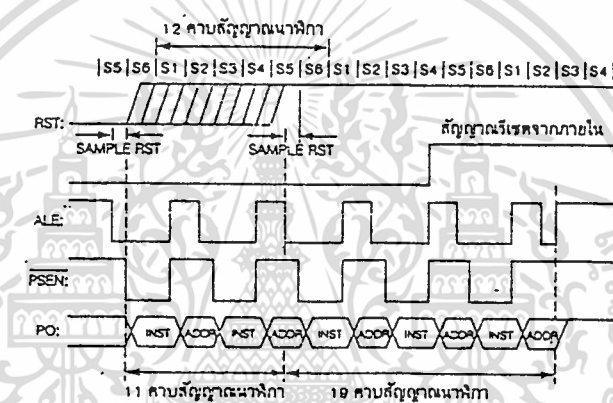
4.3.11 การรีเซตไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

การรีเซตไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เป็นการหน่วงเวลาช่วงสั้น ๆ เพื่อให้มีซีพียูมี

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เวลาสำหรับจัดการกับวงจร ทั้งหมดภายในชิป การรีเซ็ตนับเป็นสิ่งจำเป็นในกรณีเริ่มต้นจ่ายพลังงาน หรือเมื่อระบบเกิดการทำงานผิดพลาด ทั้งนี้เพื่อให้ชิพสามารถเริ่มต้นทำงานใหม่ได้อย่างถูกต้อง

การรีเซ็ตไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทำได้โดยการบังคับให้ขา RST ซึ่งต่อกับวงจรชmitt trigger (schmitt trigger) มีสถานะ 1 เป็นเวลาอย่างน้อย 2 แมกซ์ซีไอเกิล โดย ในขณะที่ขา RST มีสถานะเป็น 1 วงจรออสซิลเลเตอร์จะต้องทำงานอยู่ด้วย เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ได้รับสัญญาณรีเซ็ต ชิพภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะตอบสนองโดยการรีเซ็ตวงจรภายในซึ่งมีแผนผังเวลาดังในรูปที่ 4.16



รูปที่ 4.16 แสดงแผนผังเวลาการรีเซ็ต

สัญญาณรีเซ็ตเป็นสัญญาณที่มีสถานะลอจิกเป็น 1 ที่ขา RST ซึ่งอาจเกิดขึ้นเมื่อใดก็ได้โดยไม่ต้องคำนึงถึงสัญญาณนาฬิกาของออสซิลเลเตอร์ที่ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะตรวจสอบสถานะที่ขา RST ทุก ๆ สเตต 5 เฟส 2 ของแต่ละแมกซ์ซีไอเกิล โดยพอร์ตของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะยังคงทำงานเดิมที่ปฏิบัติอยู่ต่อไปอีกเป็นเวลา 19 คาบสัญญาณนาฬิกา (oscillator period) ภายหลังจากที่ตรวจพบสถานะ 1 ที่ขา RST ดังนั้นพอร์ตแต่ละพอร์ตจะสามารถทำงานต่อไปได้อีกเป็นเวลาอย่างน้อยที่สุด 19 คาบสัญญาณนาฬิกา และมากที่สุด 31 คาบสัญญาณนาฬิกา ขึ้นกับขา RST ว่าจะได้รับสัญญาณรีเซ็ตเมื่อใด (ดูรายละเอียดในรูป 4.16)

ในขณะที่ขา RST มีสถานะ 1 ขา ALE, PSEN จะถูกทำให้มีสถานะเป็น 1 เช่นกัน เมื่อขา RST มีสถานะเป็น 0 (สัญญาณรีเซ็ตหมดไป) วงจรรีเซ็ตภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะต้องใช้เวลาดังน้อย 1 ถึง 2 แมกซ์ซีไอเกิลก่อนที่ขา ALE, PSEN จะกลับมาเริ่มต้นทำงานอีกครั้ง ดังนั้นอุปกรณ์ภายนอกอื่น ๆ จึงไม่สามารถกำหนดการทำงานจากสัญญาณนาฬิกาภายในไมโคร

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คอนโทรลเลอร์ MCS-51 ได้ และในขณะที่ขา RST มีสถานะเป็น 1 ไม่ควรให้ขา ALE, PSEN มีสถานะเป็น 0 เพราะอาจเกิดเหตุการณ์ที่ไม่สามารถคาดเดาได้

กระบวนการรีเซ็ตภายใน ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทำงานโดยการโหลดค่า 0 ไปไว้ในรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะทุกตัว ยกเว้นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ PO-P3, Stack Pointer, SBUF โดยรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ PO-P3 จะมีค่า FFH, Stack Pointer จะมีค่า 07H ส่วนรีจิสเตอร์ SBUF จะมีค่าที่ไม่แน่นอนภายหลังการรีเซ็ต ค่าที่ถูกโหลดไปยังรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะต่าง ๆ ดังแสดงในตารางที่ 4.4 หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 จะไม่ถูกเปลี่ยนค่าภายหลังการรีเซ็ต แต่ในช่วงรีเซ็ตที่เกิดหลังจากเริ่มต้นจ่ายพลังงาน (power on reset) ค่าภายในหน่วยความจำส่วนนี้จะไม่เป็นระเบียบ โดยอาจมีค่าเป็นอะไรก็ได้เช่นเดียวกับหน่วยความจำทั่วไป



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SFR Name	Reset Value
PC	000H
ACC	00H
B	00H
PSW	00H
SP	07H
DPTR	0000H
P0-P3	XXX00000B
IP (8051)	XX000000B
IP (8052)	0XX00000B
IE (8051)	0X000000B
IE (8052)	00H
TMOD	00H
TCON	00H
TH0	00H
TLO	00H
TH1	00H
TL1	00H
TH2 (8052)	00H
TL2 (8052)	00H
RCAP2H (8052)	00H
RCAP2L (8052)	00H
SCON	00H
SBUF	Indeterminate
PCON (HMOS)	0XXXXXXXB
PCON (CHMOS)	0XXX0000B

ตารางที่ 4.4 แสดงค่าภายหลังการรีเซ็ต

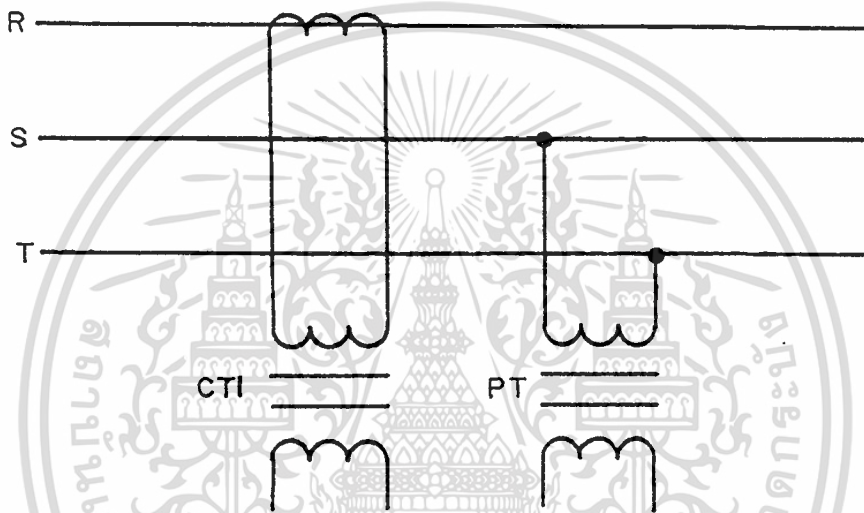
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5

การออกแบบและการสร้าง

5.1 หลักการเบื้องต้น

หลักการทำงานเบื้องต้นของเครื่องชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรชั้นบันได โดยอาศัยการตรวจจับแรงดันจากเฟส S,T และกระแสจากเฟส R ผ่านหม้อแปลงแรงดัน (PT) และหม้อแปลงกระแส (CT) ตามลำดับ (ดังรูปที่ 5.1)

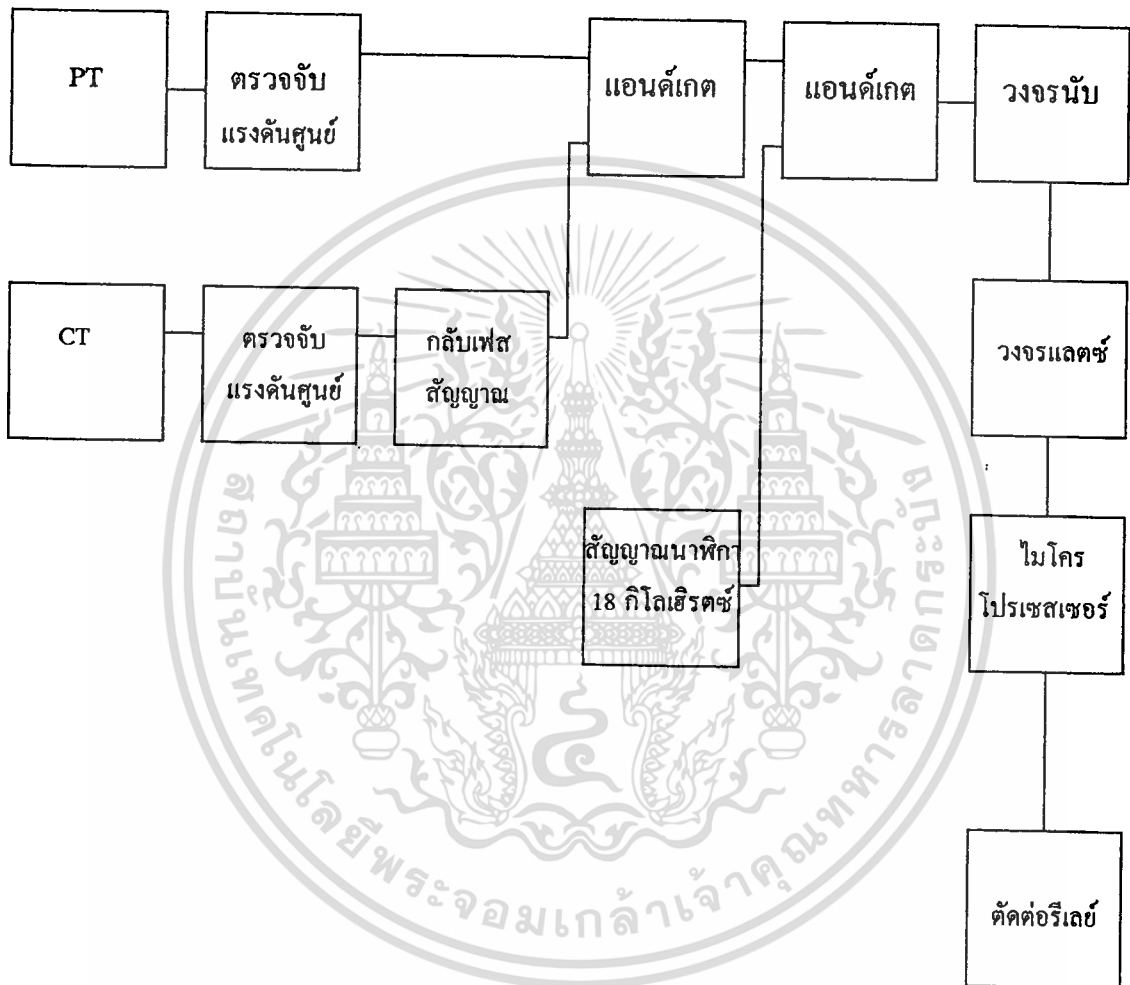


รูปที่ 5.1 วงจรตรวจจับกระแสและแรงดัน

ให้กระแสทางด้านขดทุติยภูมิของหม้อแปลงกระแสไหลผ่านตัวต้านทานค่าหนึ่งเพื่อแปลงเป็นสัญญาณแรงดันแล้วเอาสัญญาณที่ได้ไปผ่านวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์เพื่อแปลงสัญญาณไซน์เวฟ (Sine wave) ให้เป็นสัญญาณดิจิทัล (Digital) คือมีเฉพาะสัญญาณ “1” กับ “0” ที่มีขนาด ± 15 โวลต์ นำสัญญาณดังกล่าวไปผ่านวงจรแบ่งแรงดัน (Voltage divider) เพื่อลดแรงดันให้เหลือ ± 5 โวลต์ แล้วขลิบสัญญาณ -5 โวลต์ ออกโดยใช้ไดโอด ก็จะเหลือสัญญาณ 5 โวลต์ นำสัญญาณดังกล่าวไปผ่านวงจรถับเฟสสัญญาณ (Not gate) ส่วนสัญญาณแรงดันที่ออกจากหม้อแปลงแรงดันนำไปผ่านวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์ เพื่อแปลงสัญญาณไซน์เวฟให้เป็นสัญญาณดิจิทัล นำสัญญาณดังกล่าวไปผ่านวงจรแบ่งแรงดันและวงจรถลิบสัญญาณเพื่อให้เหลือแรงดัน 5 โวลต์ จากนั้นนำสัญญาณแรงดันและกระแสไปผ่านวงจรรวมแอนด์เกต (And gate) เอาต์พุตที่ได้ก็จะ เป็นมุมต่างเฟสของสัญญาณ

นำสัญญาณต่างเฟสที่ได้ไปแอนด์เกตกับสัญญาณนาฬิกาขนาด 18 กิโลเฮิร์ตซ์ นำผลลัพธ์ที่ได้ไปผ่านวงจรมุมซึ่งวงจรมุมจะนับเป็นค่าลูกคลื่นที่อยู่ในมุมต่างเฟส ผลจากการนับจะเป็นเลข เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ไบนารี (Binary) และผ่านวงจรถัก (Latch) ซึ่งจะรักษาผลของการนับครั้งสุดท้าย ผลจากการนับที่ผ่านการถักแล้วจะถูกส่งเข้าพอร์ต A (Port A) ของไอซีเบอร์ 8255 ซึ่งจะนำค่าที่นับได้ไปทำการประมวลผลและทำการเปรียบเทียบกับค่าที่ตั้งเอาไว้ และส่งผลให้ภาคเอาต์พุตทำงานต่อไป



รูปที่ 5.2 แสดงหลักการพื้นฐานของเครื่อง

5.2 ภาคตรวจนับสัญญาณ

5.2.1 วงจรวัดกระแส

การวัดกระแสเราจะวัดที่เฟส R โดยผ่านหม้อแปลงกระแส (CT) ที่มีขายตามท้องตลาด ซึ่งจะบอกเป็นอัตราส่วนของกระแส เช่น 100/5, 200/5, 500/5 เป็นต้น หมายความว่า กระแสที่ไหลผ่านสายไฟที่หม้อแปลงกระแสคล้องอยู่ดังรูปที่ 5.3 จะทำให้กระแสที่ขดลวดของหม้อแปลง

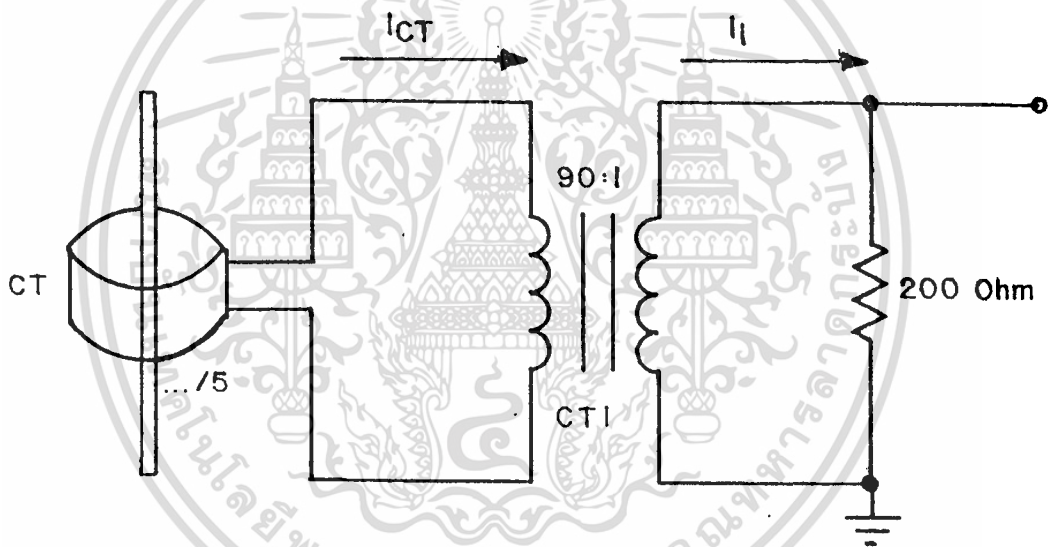
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กระแสไหลเป็นอัตราส่วนเท่ากับที่ระบุไว้ในหม้อแปลงกระแส นั้น ๆ เช่นหม้อแปลงกระแส 100/5 มีอัตราส่วนกระแส $a = 20$ เป็นต้น

ดังนั้น ถ้าอัตราส่วนกระแสเท่ากับ 20 เป็นต้น เราสามารถคำนวณหา I_{CT} ได้ดังนี้

เช่น
$$I_{CT} = \frac{I_L}{a}$$

$$I_{CT} = \frac{60}{20} = 3 \text{ A}$$



รูปที่ 5.3 วงจรวัดกระแส

จากรูปที่ 5.3 เมื่อเรารู้ค่ากระแสที่ไหลผ่าน CT_1 ซึ่งเราจะเลือกอัตราส่วนของกระแส

$$CT_1 = 90 ; \text{ หรือ } I_{CT} : I_i \text{ คือ } 90 : 1$$

เพราะฉะนั้น
$$I_i \text{ max} = I_{CT} \text{ max} / a = 5/90$$

$$= 55.56 \text{ mA}$$

หากแรงดันตกคร่อม R
$$V_i = I_i \text{ max} * R$$

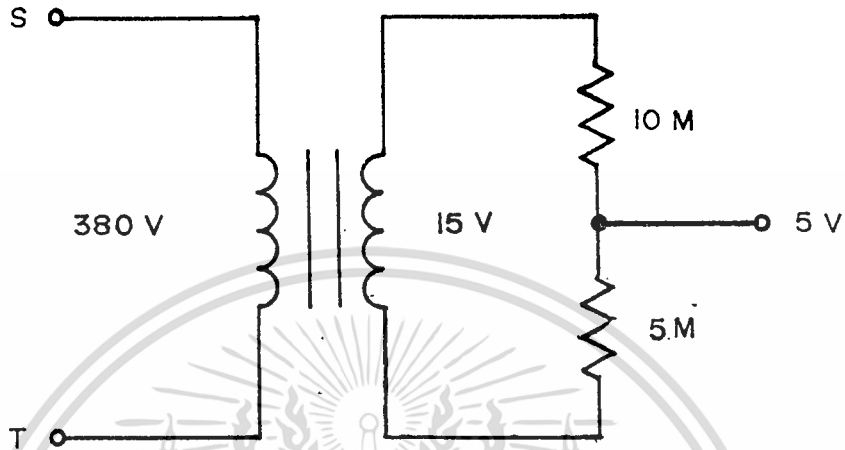
$$= 55.56 * 10^{-3} * 200$$

$$= 11.1 \text{ Vrms.}$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.2.2 วงจรวัดแรงดัน

การวัดแรงดัน เราจะวัดที่เฟส S,T แล้วผ่าน PT ที่มีค่าอัตราส่วนแรงดันเท่ากับ 25 จากนั้นก็จะนำมาเข้าวงจรแบ่งแรงดันเพื่อลดแรงดันจาก 15 V ให้เหลือ 5 V ดังรูปที่ 5.4



รูปที่ 5.4 วงจรวัดแรงดัน

5.2.3 วงจรตรวจจับแรงดันศูนย์

การที่จะทำให้สัญญาณขาอินพุตกลายเป็นสัญญาณรูปสี่เหลี่ยมทำได้โดยการใช้วงจรตรวจจับแรงดันศูนย์ ถ้าสัญญาณที่เข้ามามีค่ามากกว่า 0 โวลต์ ค่าเอาต์พุตก็จะได้เท่ากับ -Vcc ถ้าสัญญาณที่เข้ามาเปลี่ยนค่าจากบวกเป็นลบสัญญาณที่ออกมาก็จะได้ +Vcc เมื่อเราต้องการจะกำจัดพวกสัญญาณรบกวนเราก็ใส่ความต้านทานเพิ่มเข้าไปอีก 2 ตัว เพื่อทำการเปรียบเทียบค่าของสัญญาณอินพุต

$$\text{เมื่อ } V_L = \frac{R_2}{R_1+R_2} (-V_{cc})$$

$$V_L = \frac{10 \cdot 10^3 \cdot (-15)}{(1 \cdot 10^6) + (10 \cdot 10^3)}$$

$$V_L = -0.1485 \text{ โวลต์}$$

$$\text{และ } V_0 = \frac{R_2}{R_1+R_2} (+V_{cc})$$

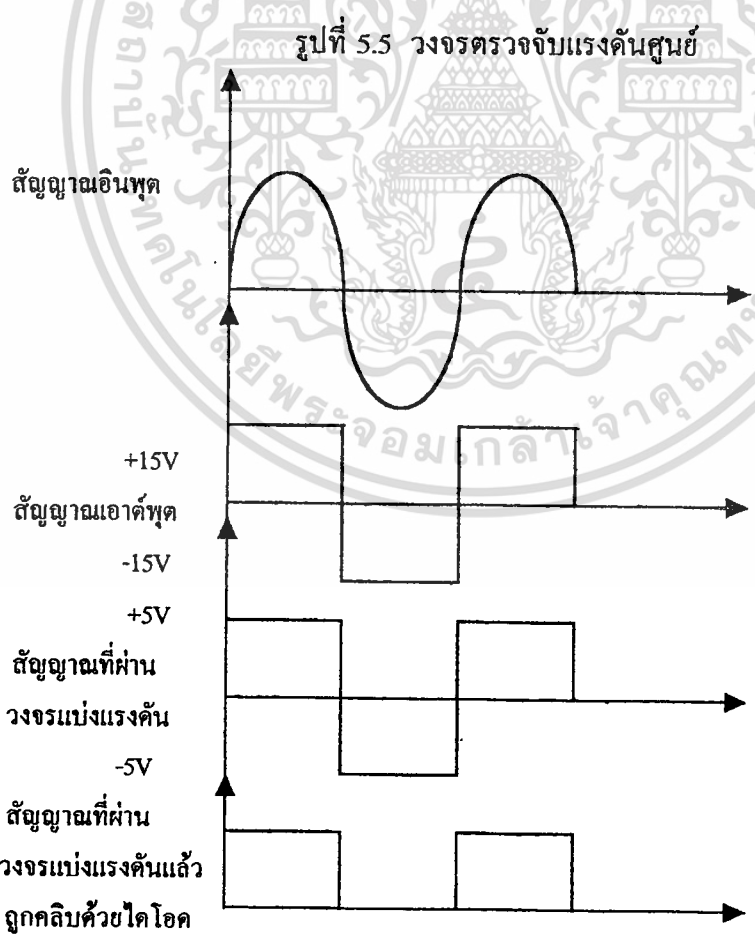
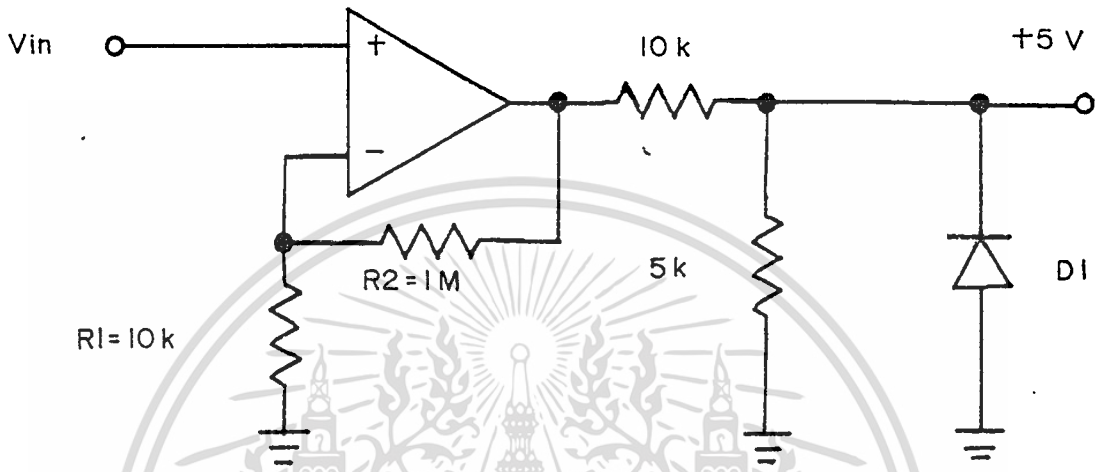
$$V_0 = \frac{10 \cdot 10^3 \cdot (+15)}{(1 \cdot 10^6) + (10 \cdot 10^3)}$$

$$V_0 = +0.1485 \text{ โวลต์}$$

ถ้า $V_{in} \leq V_u$ จะได้ $V_0 = -V_{cc}$
 เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์หรืออาจมีเนื้อหาที่เป็นลิขสิทธิ์ของผู้อื่น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$V_{in} \geq V_u$ จะได้ $V_O = +V_{cc}$

สัญญาณที่ได้จากขาเอาต์พุตของออปแอมป์จะเป็นรูปคลื่นสี่เหลี่ยมขนาด ± 15 โวลต์ จากนั้นก็นำสัญญาณดังกล่าวไปผ่านวงจรแบ่งแรงดันให้เหลือแรงดัน ± 5 โวลต์ แล้วใช้ไดโอดขลิบสัญญาณด้านลบออก

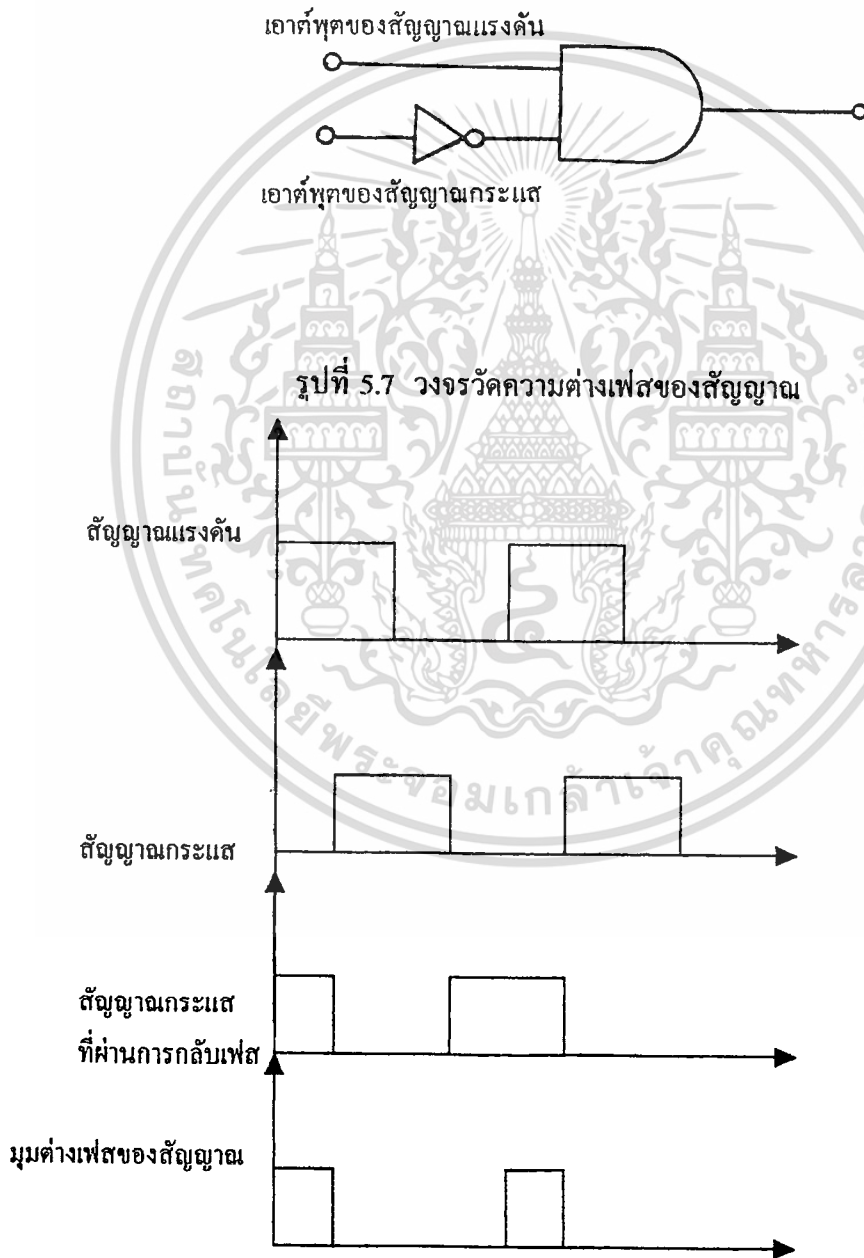


รูปที่ 5.6 สัญญาณต่างๆ ที่ได้จากวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.2.4 วงจรวัดความต่างเฟส

นำสัญญาณที่ได้จากวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์ของสัญญาณกระแสไปผ่านวงจรถ่ายเฟสของสัญญาณ เอาสัญญาณที่ได้จากการกลับเฟสไปแอนด์กับสัญญาณเอาต์พุตของวงจรตรวจจับแรงดันศูนย์ของสัญญาณแรงดัน ค่าเอาต์พุตที่ได้จากการแอนด์สัญญาณก็จะเป็นค่าของมุมต่างเฟสของสัญญาณ

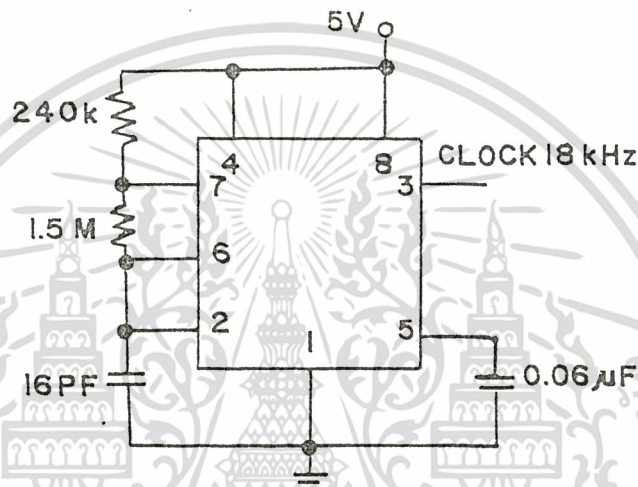


รูปที่ 5.8 แสดงสัญญาณต่าง ๆ ของวงจรวัดความต่างเฟส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.2.5 วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกา

ในการประมวลผลนั้นเราจะทำการนับสัญญาณนาฬิกาที่รวมอยู่กับมุมต่างเฟส โดยเราจะให้สัญญาณ 1 ลูกคลื่น เท่ากับมุมต่างเฟส 1 องศา วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาที่ใช้ เราจะใช้ไอซีเบอร์ 555 ผลิตสัญญาณนาฬิกาให้ได้ความถี่เท่ากับ 18 กิโลเฮิร์ตซ์ เนื่องจากสัญญาณชาชนัน 1 ลูก มีมุมเท่ากับ 360 องศา เพราะฉะนั้นใน 1 นาทีก็จะมีความถี่เท่ากับ 18 กิโลเฮิร์ตซ์ หรือ 18,000 ลูกใน 1 นาที

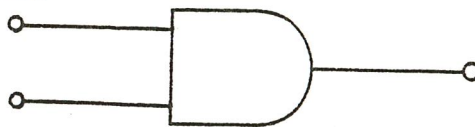


รูปที่ 5.9 แสดงวงจรผลิตสัญญาณนาฬิกา

5.2.6. วงจรแอนด์สัญญาณนาฬิกาเข้ากับสัญญาณมุมต่างเฟส

เราจะทำการแอนด์สัญญาณมุมต่างเฟสเข้ากับสัญญาณนาฬิกา 18 กิโลเฮิร์ตซ์ ซึ่งจะได้จำนวนลูกคลื่นของมุมต่างเฟส เช่น มุมต่างเฟส 30 องศา ก็จะมีลูกคลื่นทั้งหมด 30 ลูก

สัญญาณมุมต่างเฟส



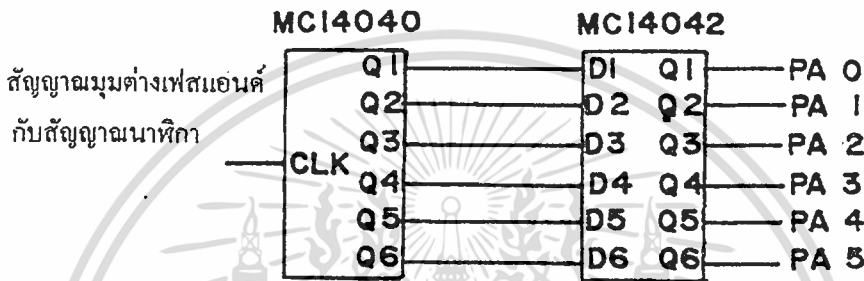
สัญญาณนาฬิกา 18 กิโลเฮิร์ตซ์

รูปที่ 5.10 แสดงวงจรแอนด์สัญญาณนาฬิกาเข้ากับสัญญาณมุมต่างเฟส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.2.7 วงจรนับสัญญาณลูกคลื่นและแลตซ์สัญญาณ

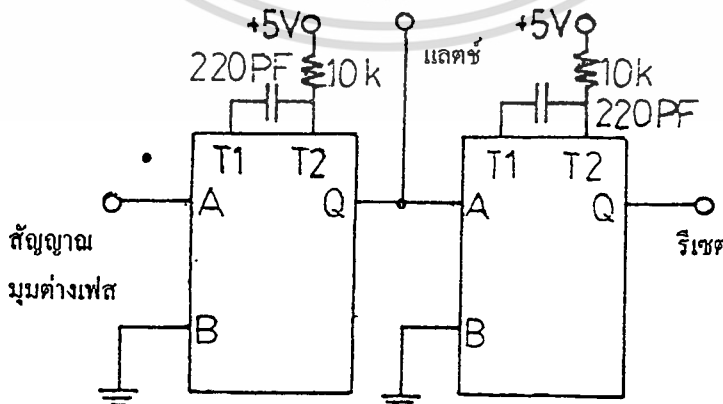
นำสัญญาณนาฬิกาซึ่งร่วมกับสัญญาณความต่างเฟสแล้วไปเข้าที่ขาคล็อก (Clock) ของไอซีนับสัญญาณ เบอร์ MC 14040 ซึ่งเอาต์พุตที่ได้จากวงจรนับจะเขียนเป็นไบนารีขนาด 6 บิต ยกตัวอย่างเช่น ตอนนี้มี ความต่างเฟสของสัญญาณ 5 องศา ก็จะมีลูกคลื่นเข้าขาคล็อก ของไอซีนับ 5 ลูก ค่าเอาต์พุตที่ได้ก็จะได้ 101 แล้วนำเอาต์พุตที่ได้ไปผ่านวงจรแลตซ์ เพื่อคงค่าที่นับได้เอาไว้ เอาผลที่แลตซ์ค่าเอาไว้แล้วส่งเข้าพอร์ต A (Port A) ของไอซี 8255 เพื่อนำไปประมวลผลต่อไป



รูปที่ 5.11 แสดงวงจรนับสัญญาณลูกคลื่นและแลตซ์สัญญาณ

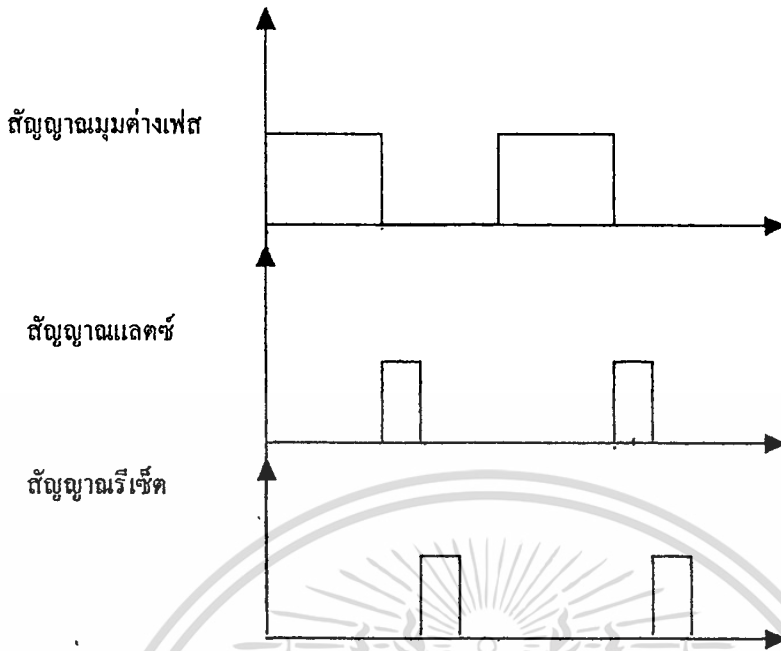
5.2.8 วงจรแลตซ์และรีเซตสัญญาณ

เนื่องจากแลตซ์สัญญาณจำเป็นต้องมีสัญญาณไปแลตซ์โดยเข้าขาคล็อก ของไอซีแลตซ์ MC 14042 ซึ่งจะต้องการแลตซ์ค่าเอาไว้ก่อนที่จะมีการนับรอบใหม่เกิดขึ้น ส่วนไอซีนับสัญญาณ MC 14040 ก็จะต้องมีสัญญาณไปรีเซตใน 1 รอบการนับ ซึ่งสัญญาณแลตซ์และรีเซตสามารถสร้างได้โดยใช้ไอซีโมโนสเตเบิล เบอร์ MC 14528



รูปที่ 5.12 แสดงวงจรแลตซ์และรีเซตสัญญาณ

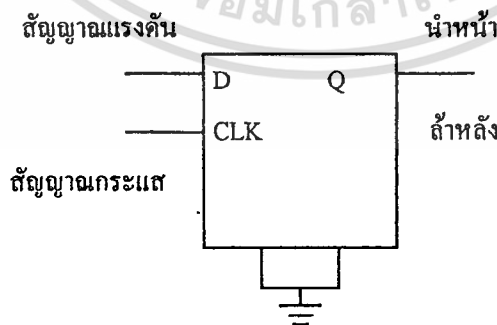
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.13 แสดงสัญญาณมุมต่างเฟส สัญญาณแลตซ์และสัญญาณรีเซ็ต

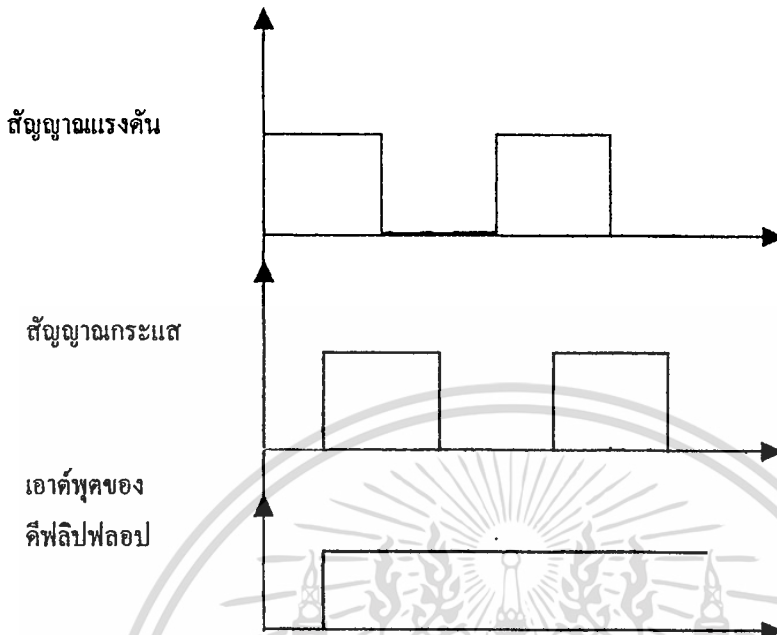
5.2.9 วงจรแสดงการนำหน้าหรือล่าหลังของสัญญาณ

วงจรแสดงการนำหน้าหรือล่าหลังของสัญญาณสามารถทำได้โดยใช้ดีฟลิปฟลอป นำสัญญาณแรงดันเข้าที่ขาคล็อก และสัญญาณกระแสที่ผ่านการกลับเฟสแล้วเข้าที่ขาคล็อกของดีฟลิปฟลอป ถ้าสัญญาณกระแสนำหน้าแรงดันก็จะได้เอาต์พุตของสัญญาณเป็น 0 โวลต์ และถ้าสัญญาณกระแสล่าหลังแรงดันก็จะได้เอาต์พุตของสัญญาณเป็น + 5 โวลต์

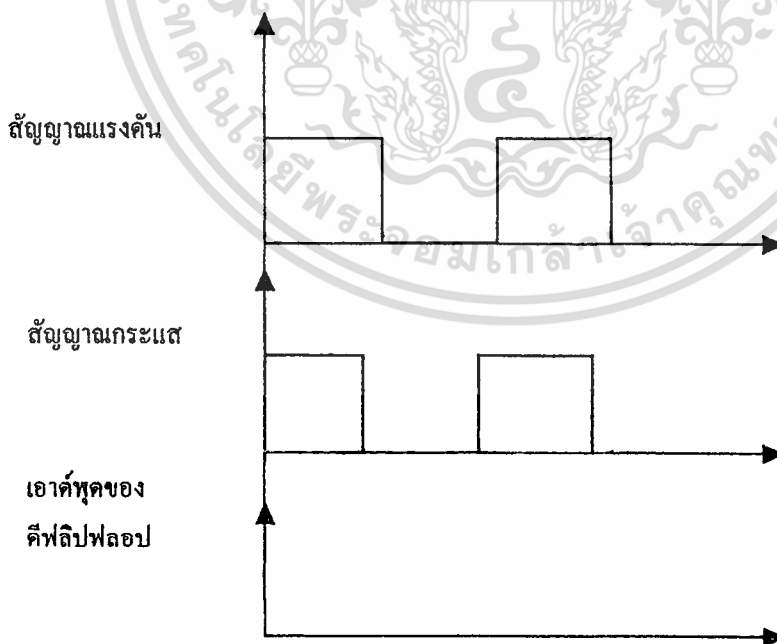


รูปที่ 5.14 แสดงวงจรการนำหน้าหรือล่าหลังของสัญญาณ.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.15 แสดงสัญญาณเอาต์พุตของคีฟลิปฟลอป กรณีสัญญาณกระแสล่าหลังแรงดัน



รูปที่ 5.16 แสดงสัญญาณเอาต์พุตของคีฟลิปฟลอป กรณีสัญญาณกระแสนำหน้าแรงดัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

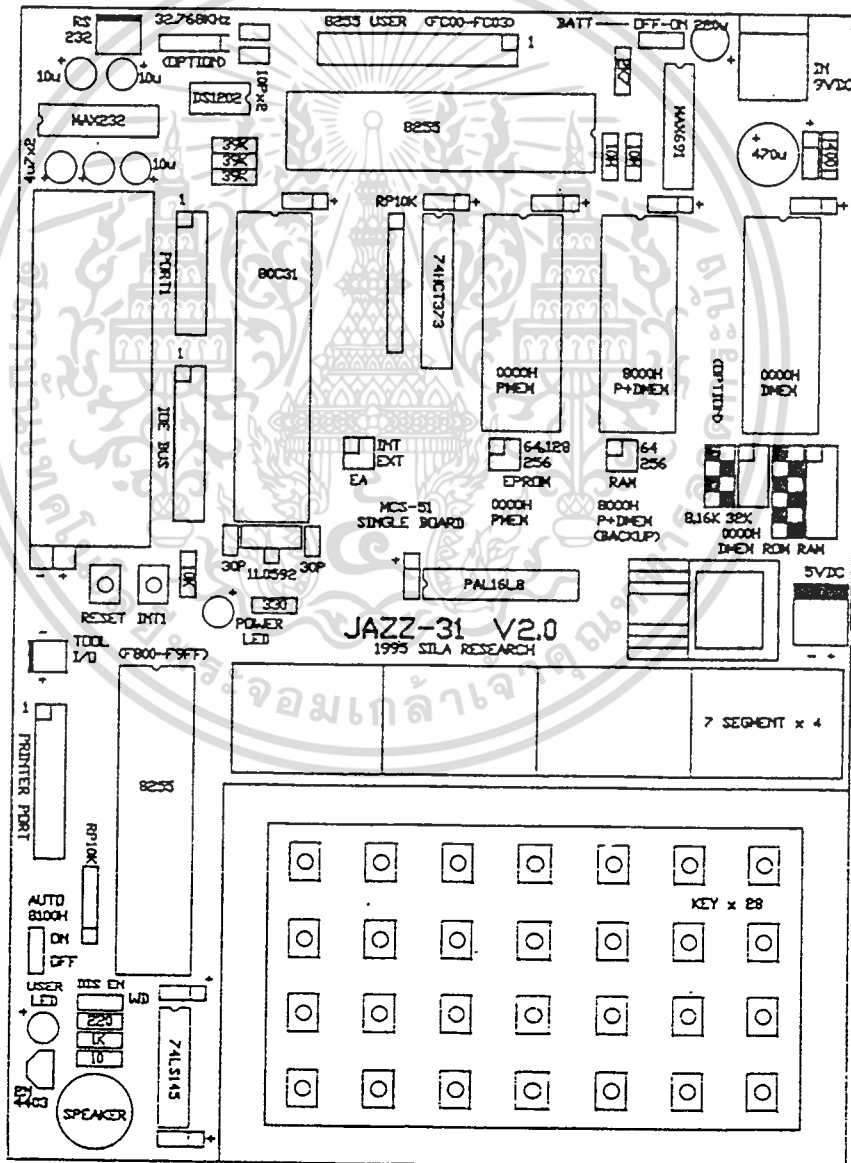
5.3 ภาคประมวลผล

5.3.1 ฮาร์ดแวร์

รับสัญญาณที่ผ่านวงจรแลตซ์ 6 บิต ซึ่งเป็นสัญญาณไบนารี มีขนาดเท่ากับจำนวนมุมต่างเฟส เข้าที่พอร์ต A บิต 0-5

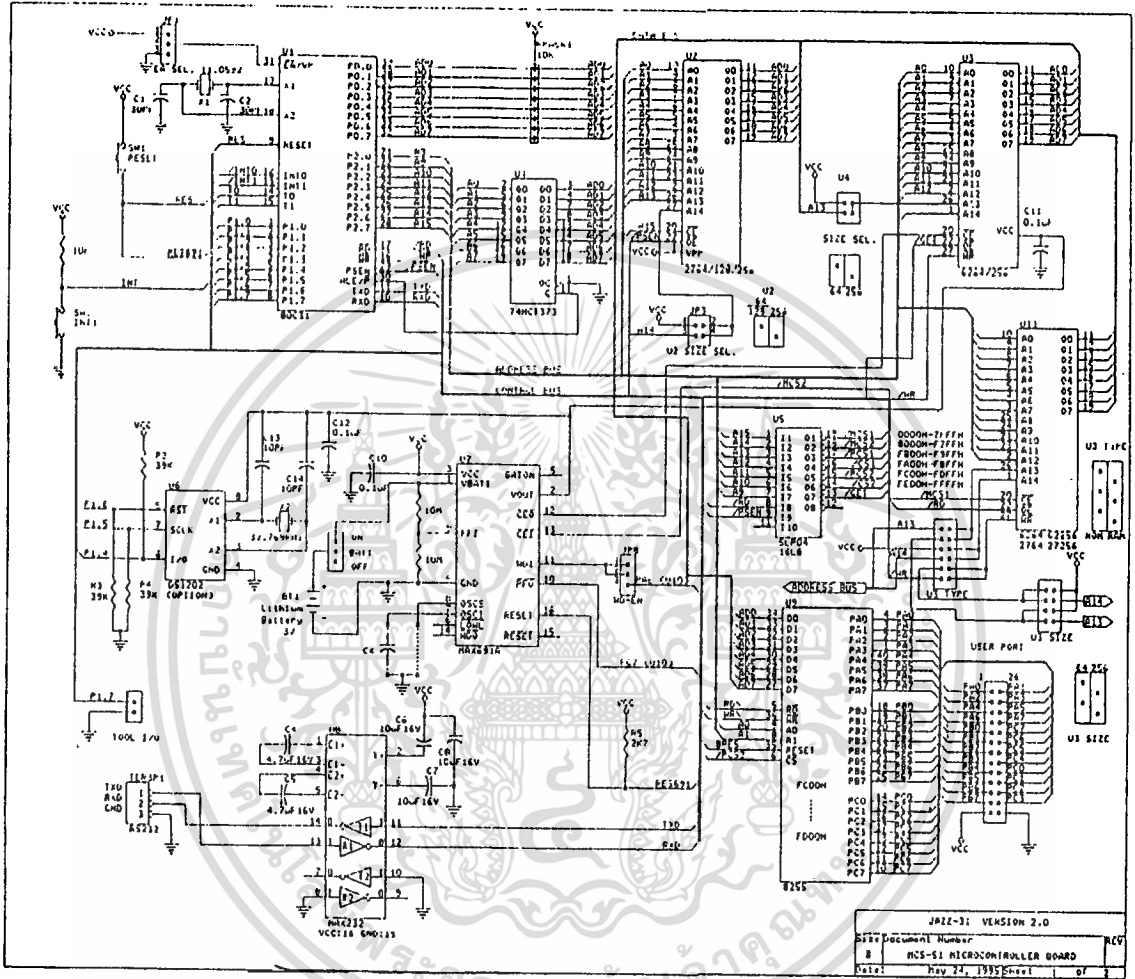
รับสัญญาณที่มาจากสวิทช์ ตั้งโปรแกรมเข้าที่พอร์ต A บิต 6

รับสัญญาณที่มาจากวงจร แสดงการนำหน้าหรือล้าหลังของสัญญาณเข้าที่ พอร์ต A บิต 7 เพื่อประมวลผลในไมโครคอนโทรลเลอร์ และแสดงผลการประมวลผลที่ พอร์ต B บิต 0-5 (จำนวนสแต็ปของคาปาซิเตอร์ 6 สแต็ป)



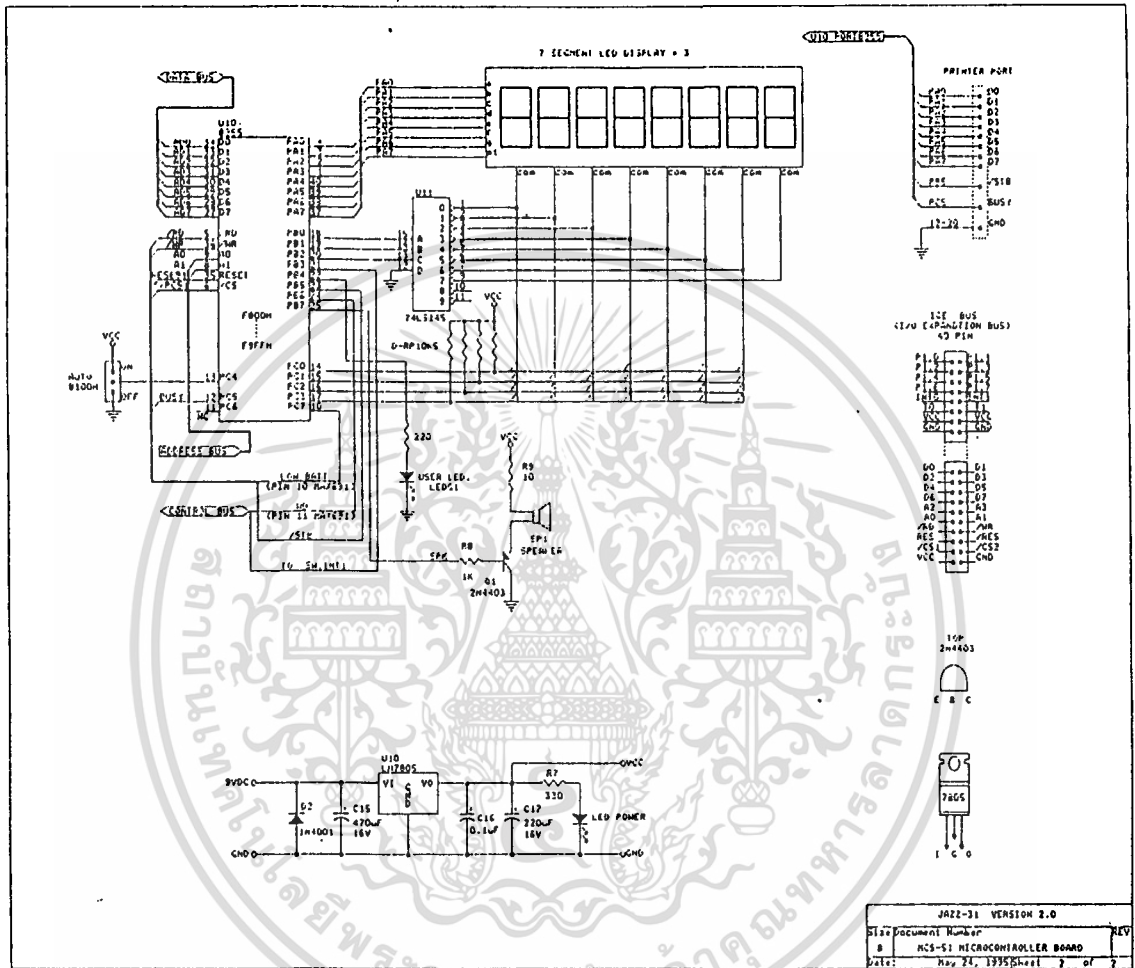
รูปที่ 5.17 แสดงตำแหน่งอุปกรณ์ต่างๆบนบอร์ด JAZZ-31

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.18 แสดงแผนผังวงจร JAZZ-31

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

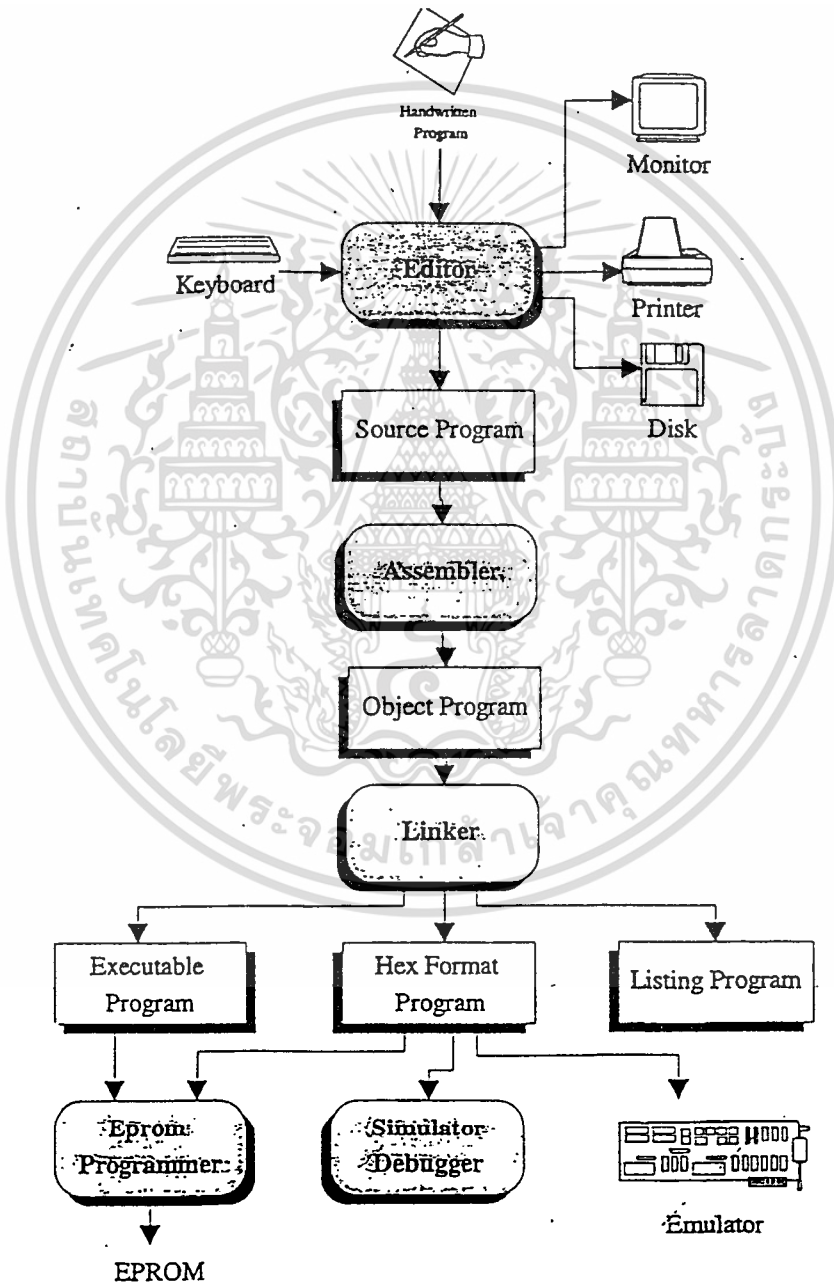


รูปที่ 5.18 (ต่อ) แสดงแผนผังวงจร JAZZ-31

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.3.2 ซอฟต์แวร์

ในการทำให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ ประมวลผลได้ตามเป้าหมายที่เราต้องการต้องเขียนชุดคำสั่งที่เรียงลำดับไว้อย่างเป็นขั้นตอน เพื่อสั่งงานให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ดำเนิน แสดงให้เห็นถึงขั้นตอนทั้งหมดของการพัฒนาโปรแกรมควบคุมงานโดยใช้ไมโครคอมพิวเตอร์เป็นเครื่องมือช่วยพัฒนาระบบ

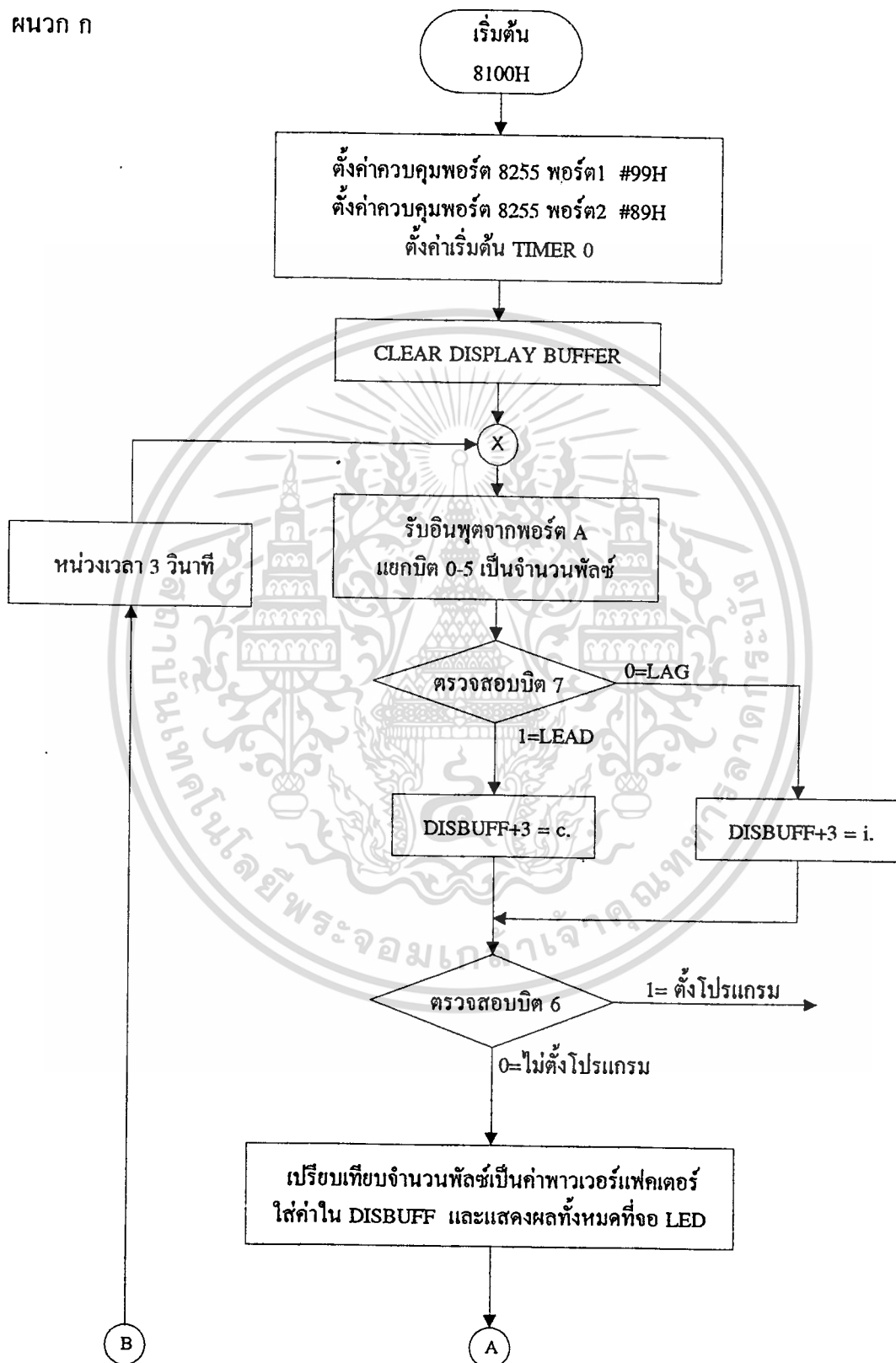


รูปที่ 5.19 แสดงการซอฟต์แวร์ช่วยงานการพัฒนา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

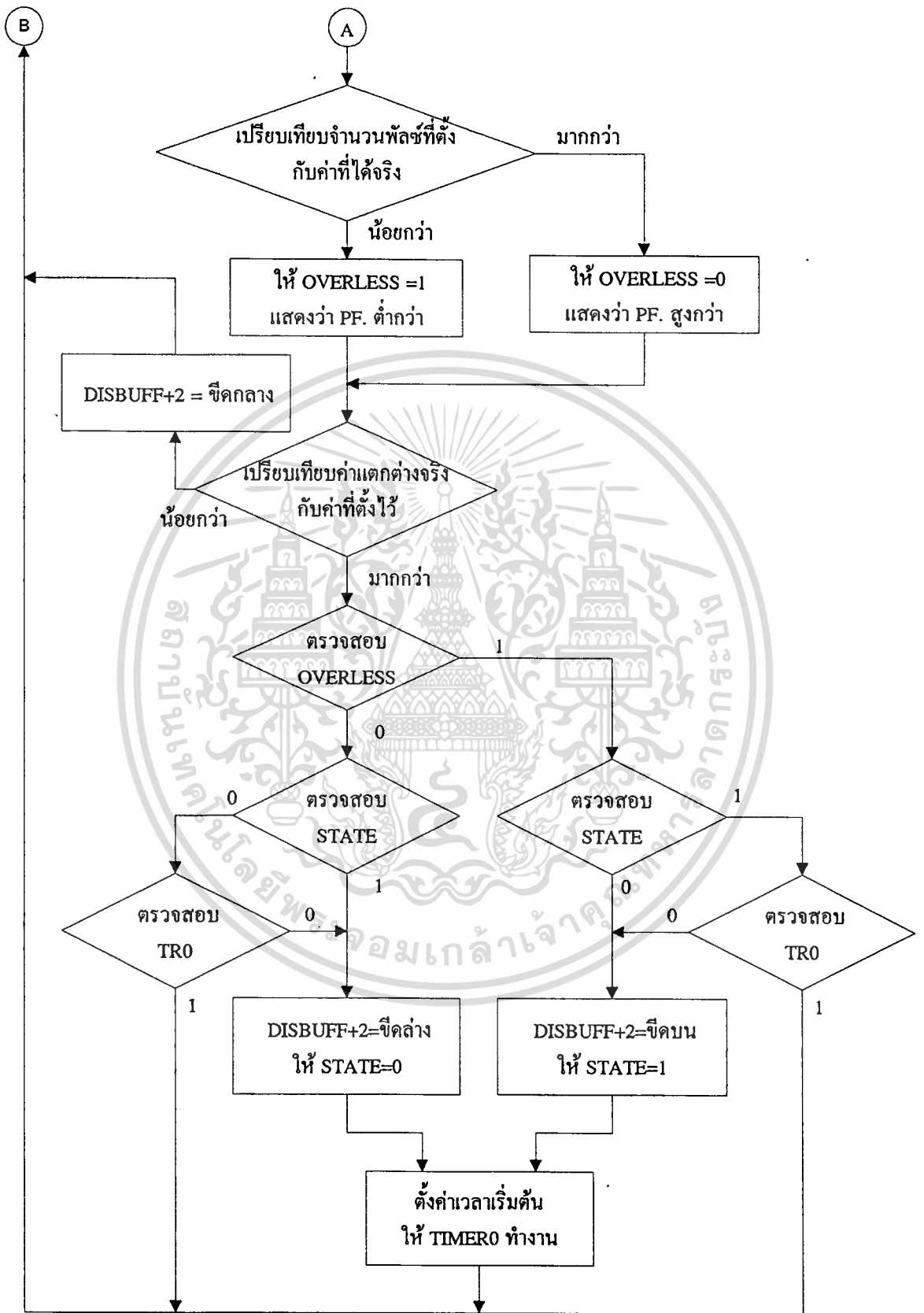
ภาพแสดงการทำงานของโปรแกรมทั้งหมดส่วนรายละเอียดของโปรแกรม แสดงที่ภาค

ผนวก ก



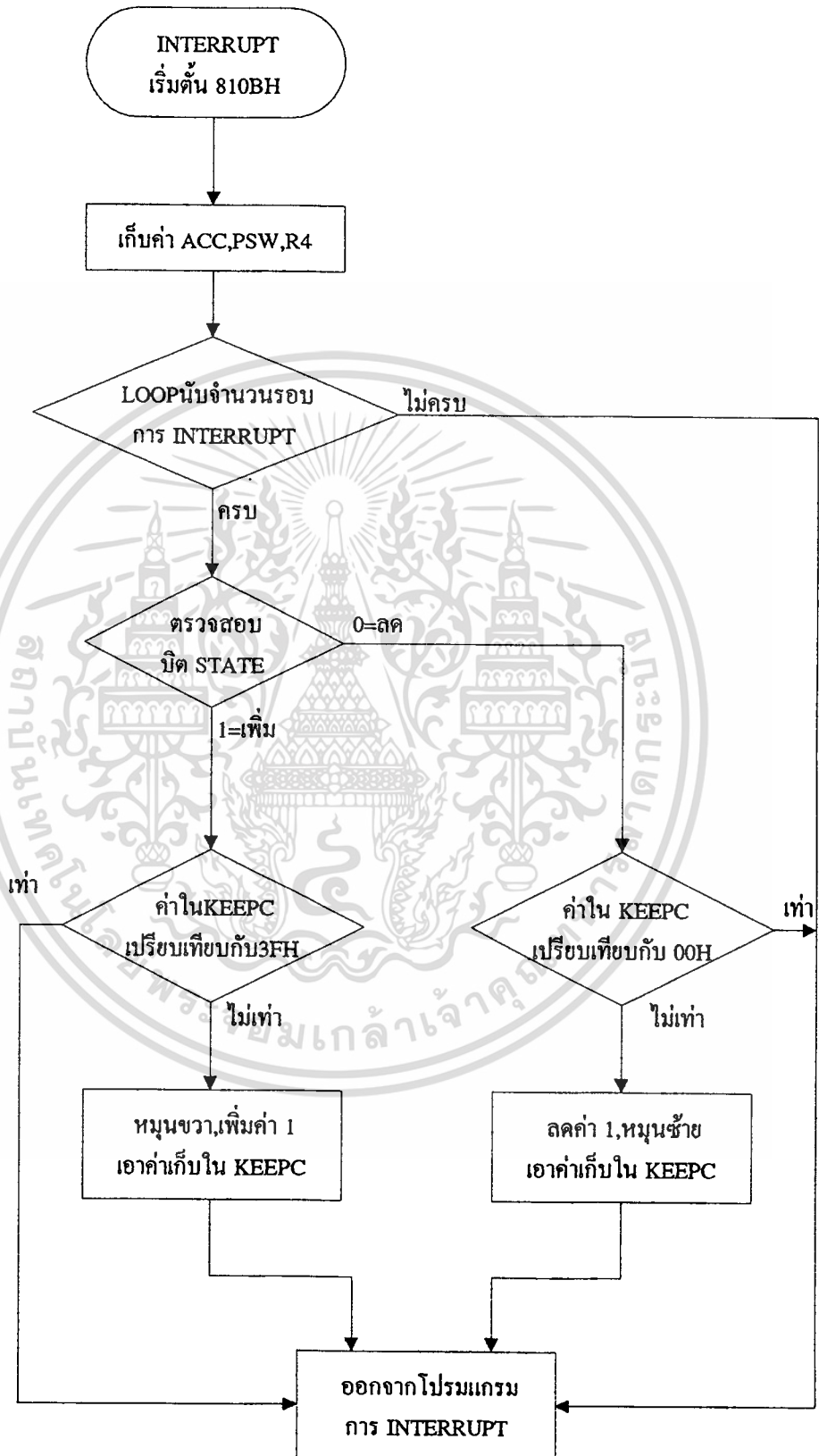
รูปที่ 5.20 โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมหลัก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



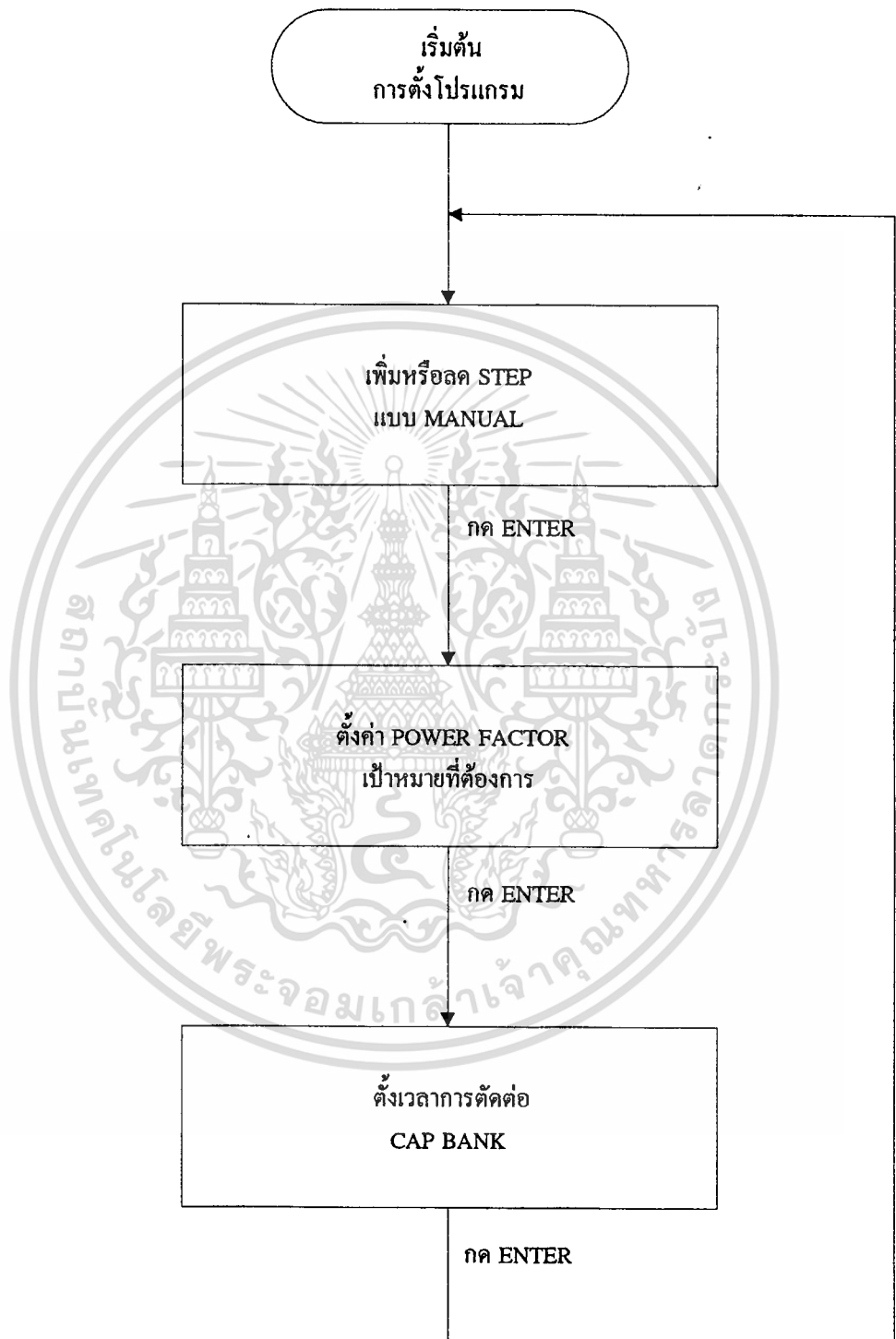
รูปที่ 5.20 (ต่อ) โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมหลัก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



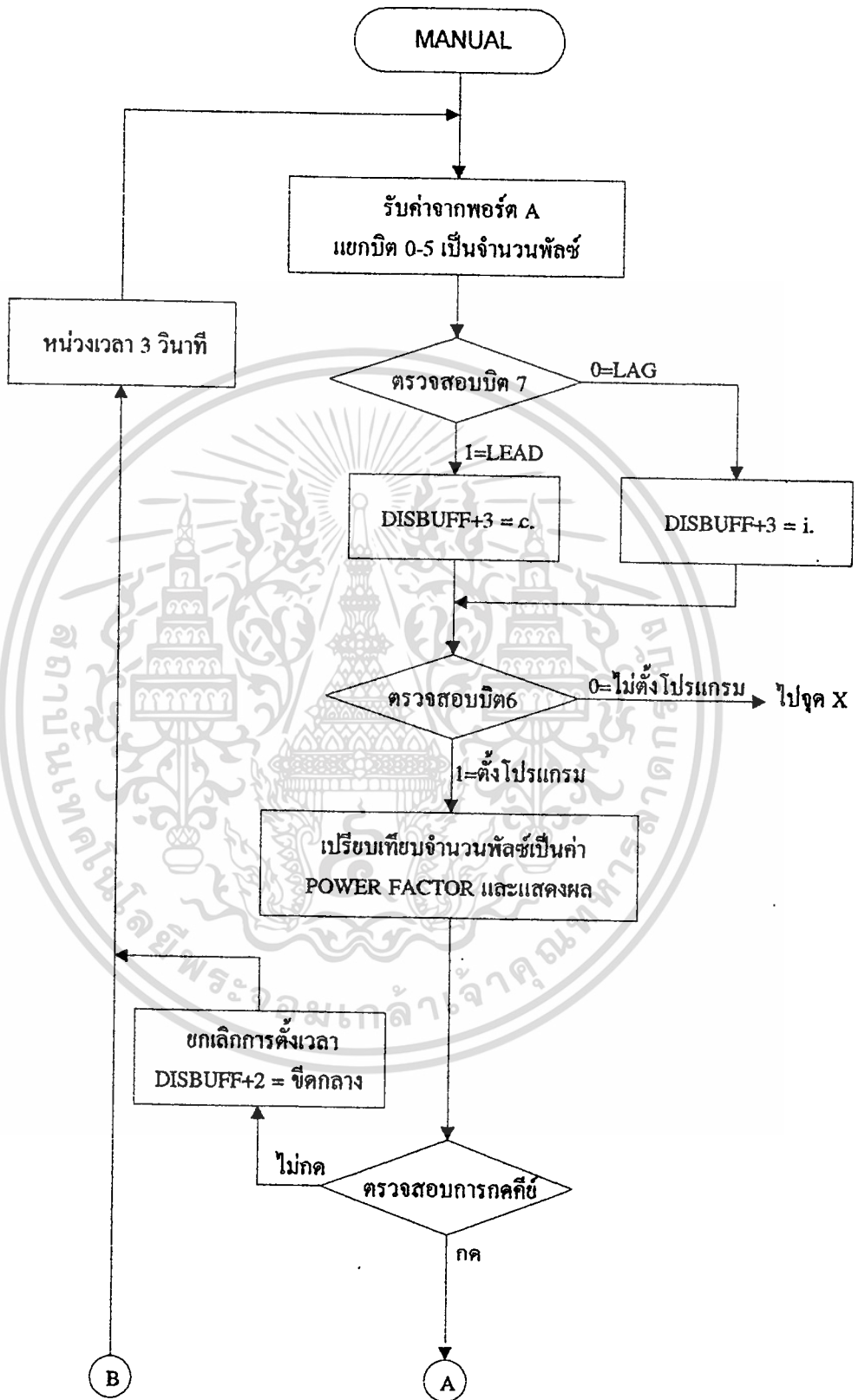
รูปที่ 5.21 โฟลว์ชาร์ตแสดงการทำงานของอินเทอร์รัปต์รูทีน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.22 โฟลว์ชาร์ตแสดงการทำงานของ การตั้งโปรแกรมการทำงาน

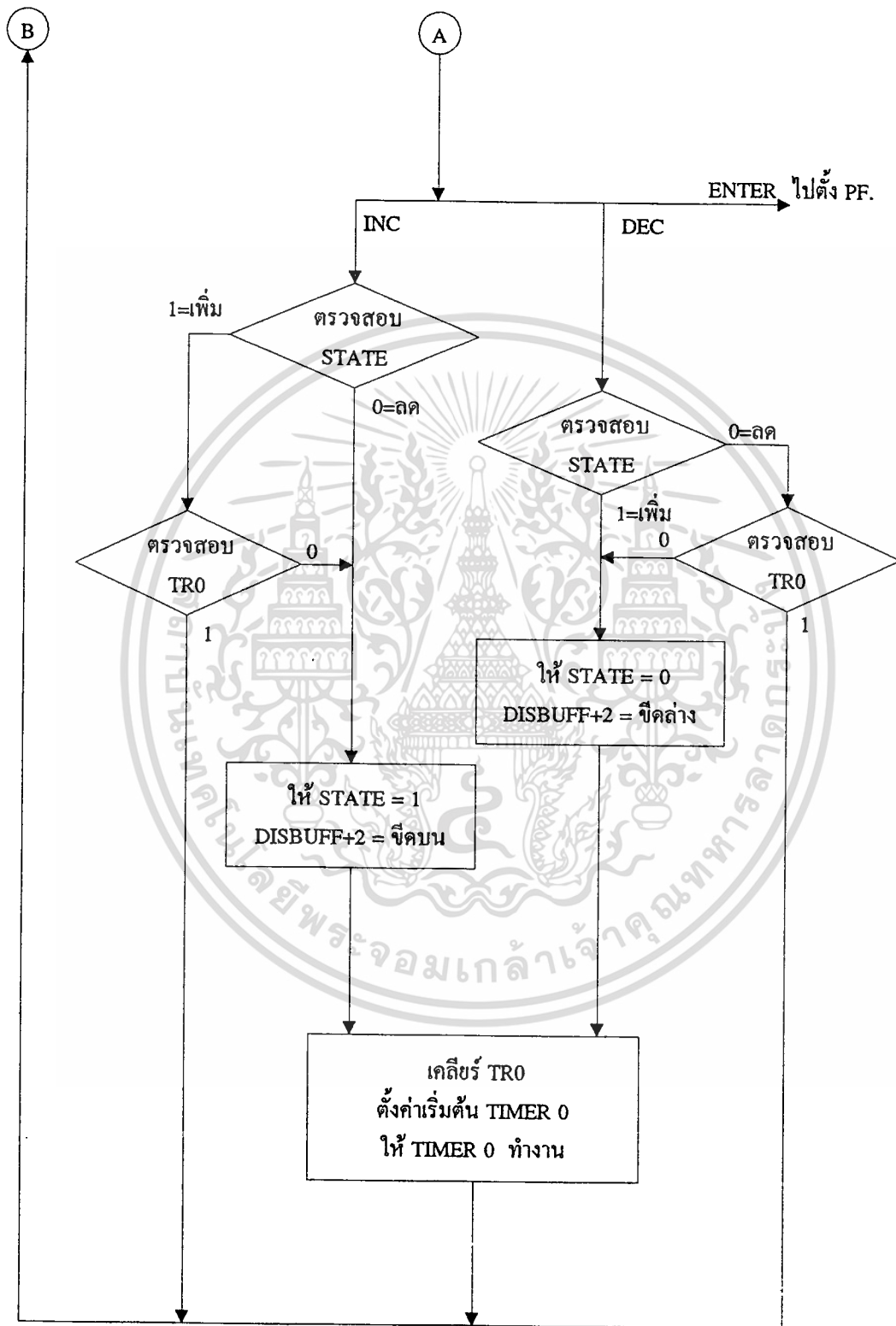
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



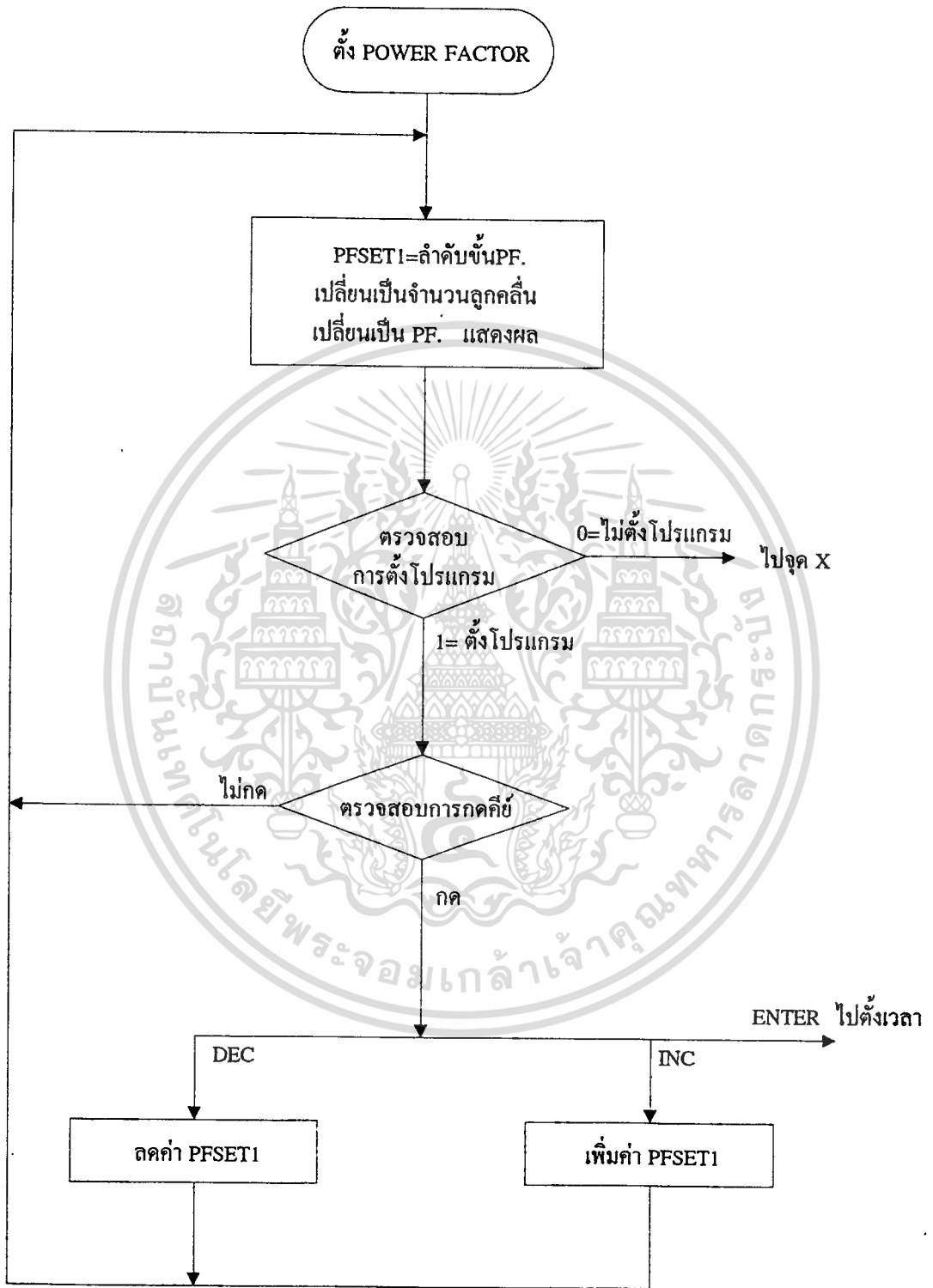
รูปที่ 5.23 โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตัดต่อคาปาซิเตอร์แบบแมนนวล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

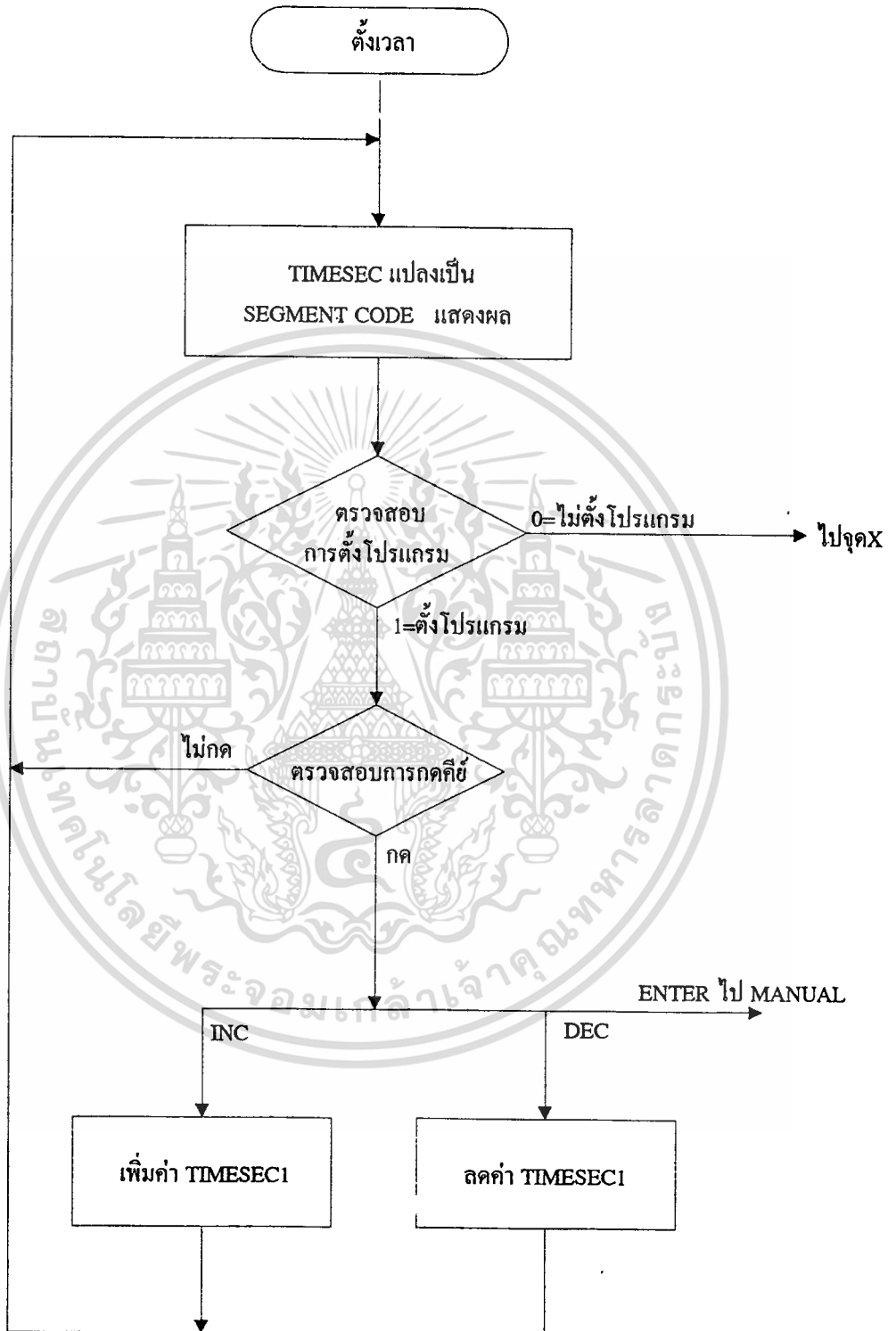


รูปที่ 5.23 (ต่อ) โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตัดต่อคาปาซิเตอร์แบบแมนนวล เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.24 โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตั้งค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป้าหมาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

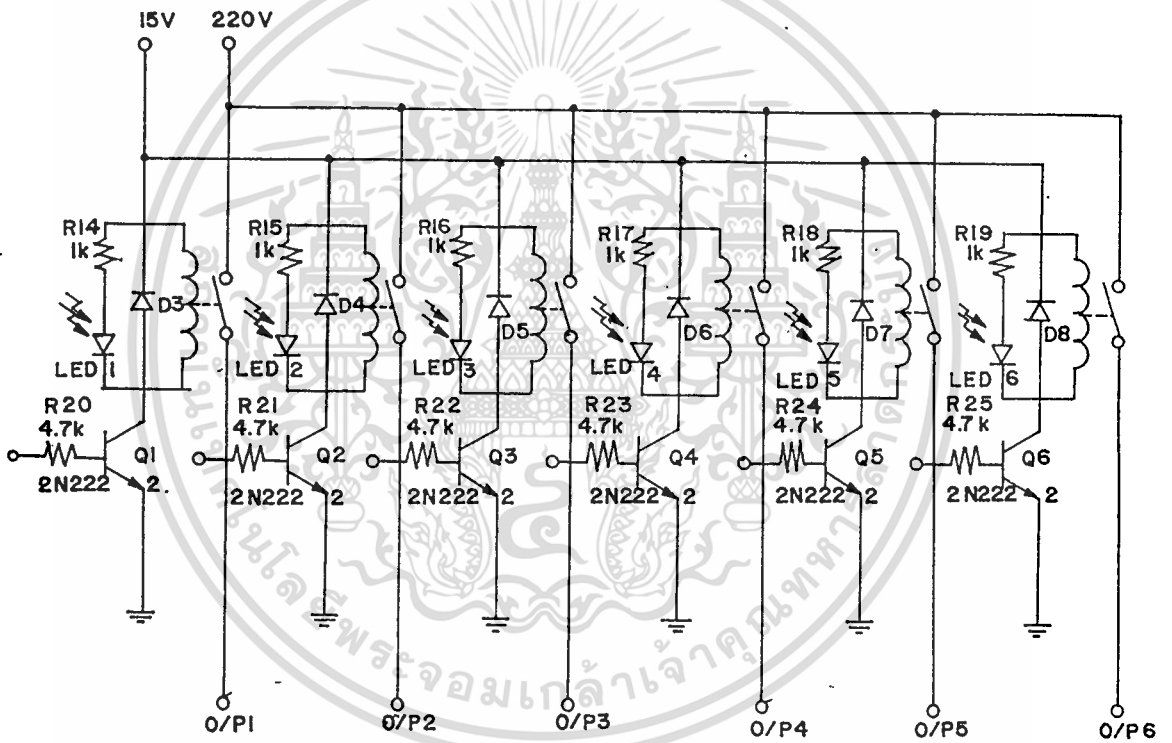


รูปที่ 5.25 โฟลว์ชาร์ทแสดงการทำงานของโปรแกรมการตั้งเวลาตัดต่อคาปาซิเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5.4 วงจรภาคเอาต์พุต

- การทำงานของภาคนี้คือ จะรับสัญญาณจากไมโครคอนโทรลเลอร์โดยผ่านพอร์ต ของ 8255 เมื่อซีพียูทำการประมวลผลค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้ แล้วนำมาเปรียบเทียบกับค่าที่ตั้งไว้ ถ้าหากว่าอยู่ในย่านที่กำหนด ซีพียูจะไม่ส่งสัญญาณไปยังภาคตัดต่อคาปาซิเตอร์ แต่เมื่อใดที่ผลของการประมวลผลจากซีพียูไม่อยู่ในย่านที่ตั้งไว้ ซีพียูจะสั่งให้วงจรตัดต่อคาปาซิเตอร์ทำงานทันที

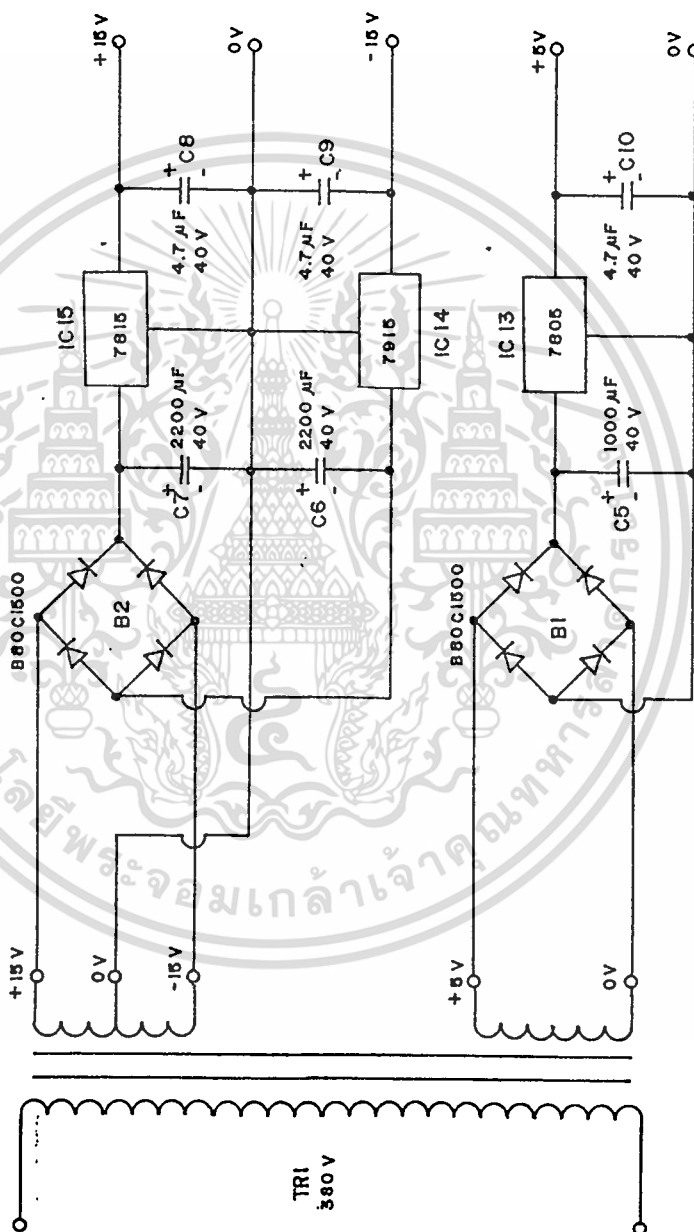


รูปที่ 5.26 แสดงภาคเอาต์พุต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

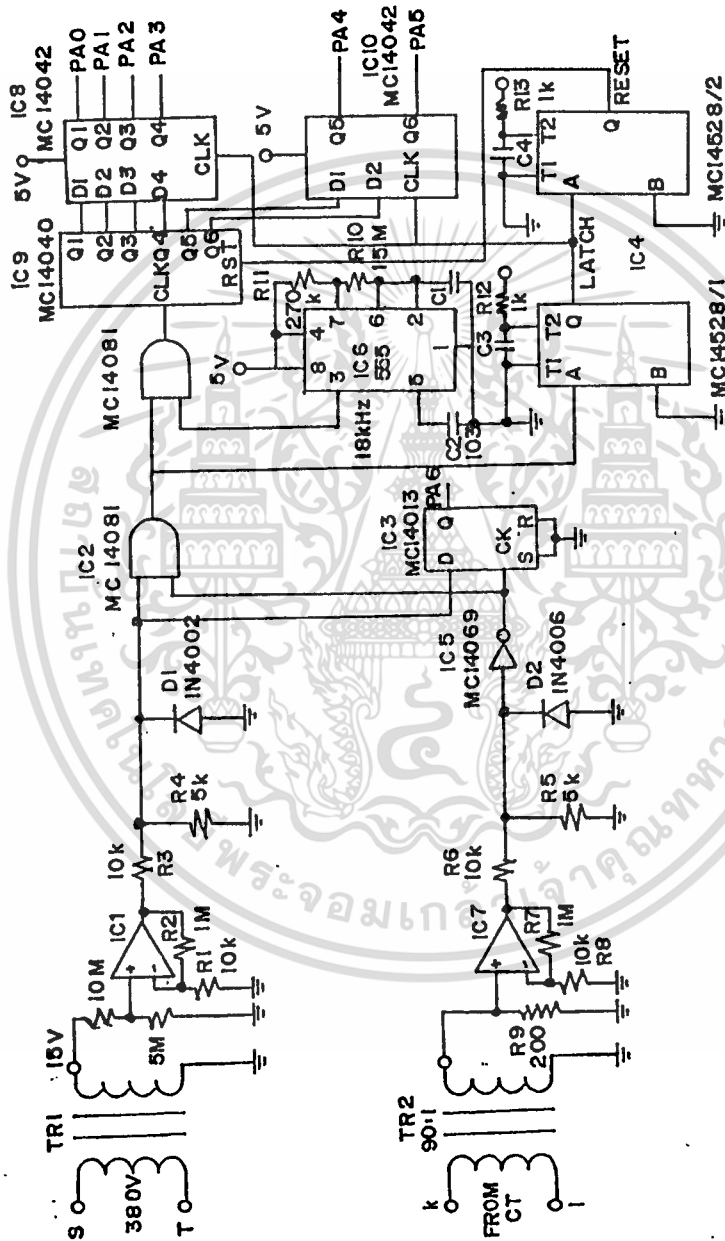
5.5 วงจรแหล่งจ่ายไฟฟ้า

แหล่งจ่ายที่ใช้ในวงจรมีอยู่ด้วยกัน 3 แหล่งจ่ายคือ ± 15 โวลต์, $+5$ โวลต์ซึ่งจะรับมาจากหม้อแปลงแรงดันซึ่งจะเป็นหม้อแปลงแรงดันเดียวกันกับที่ใช้สำหรับวัดแรงดัน เพื่อให้แรงดันแหล่งจ่ายไฟมีความเสถียรมากที่สุดจึงใส่ไอซีเรกูเลทไว้ใ้ในวงจรด้วย



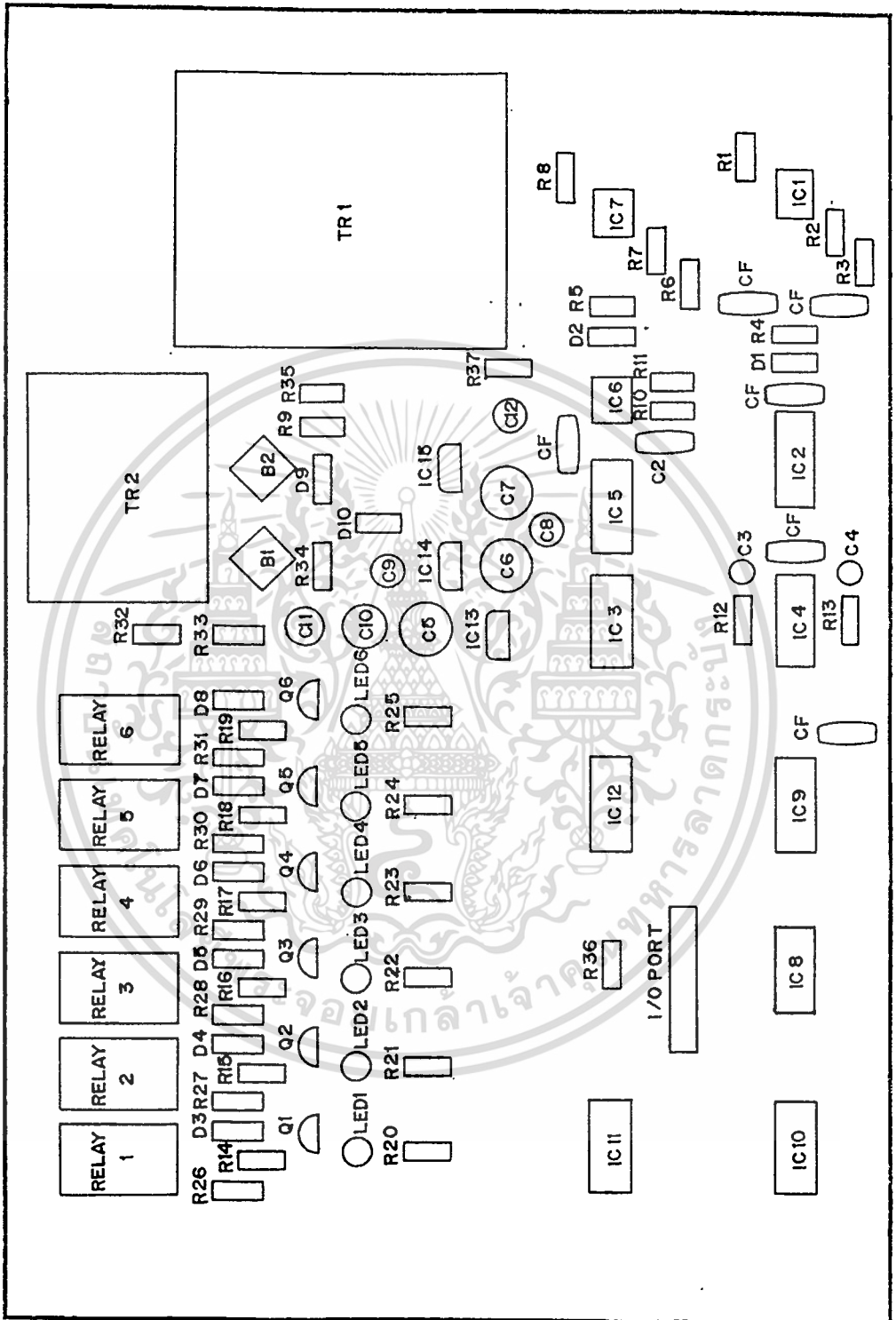
รูปที่ 5.27 แสดงวงจรแหล่งจ่ายไฟฟ้า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



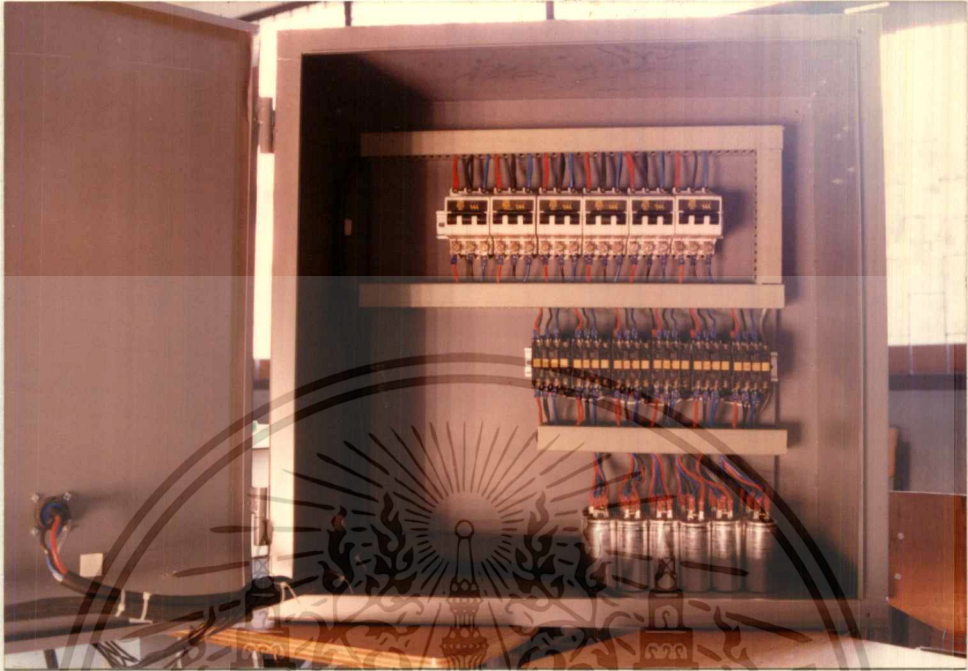
รูปที่ 5.28 แสดงการทำงานของวงจรรวม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

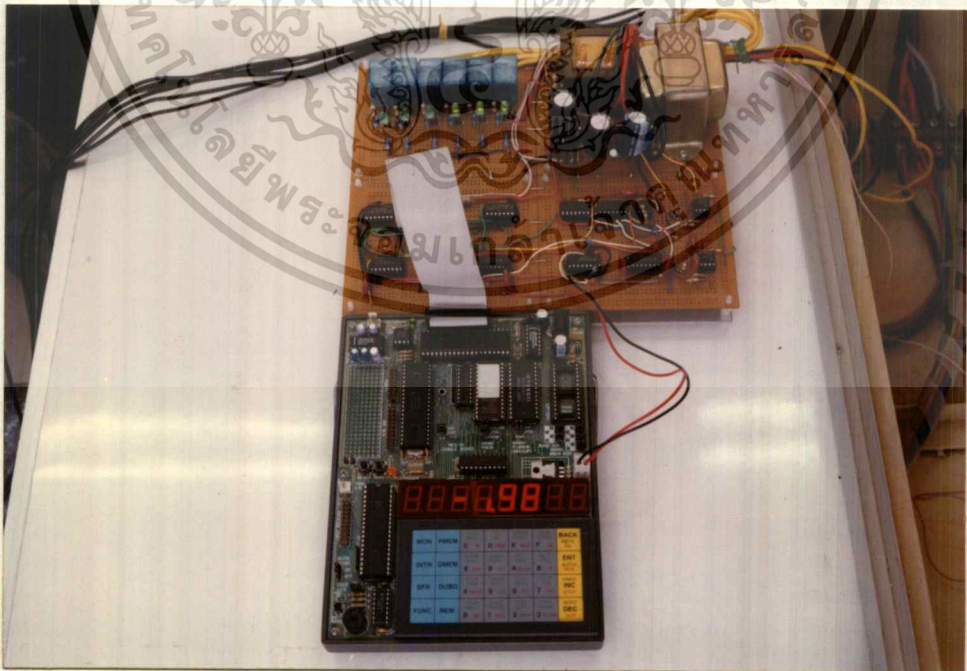


รูปที่ 5.29 แสดงตำแหน่งอุปกรณ์ของวงจรรวม แหล่งจ่ายไฟและภาคเอาต์พุตบนแผ่นปริ้นท์รวม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้拿去ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.30 แสดงตู้ตัดต่อคาปาซิเตอร์เพื่อชดเชยกำลังไฟฟ้าเสมือนให้กลุ่มโหลด



รูปที่ 5.31 แสดงชุดทำงานจริงของเครื่องชดเชยระบบไฟฟ้าโดยใช้วงจรขั้วนั้นได

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

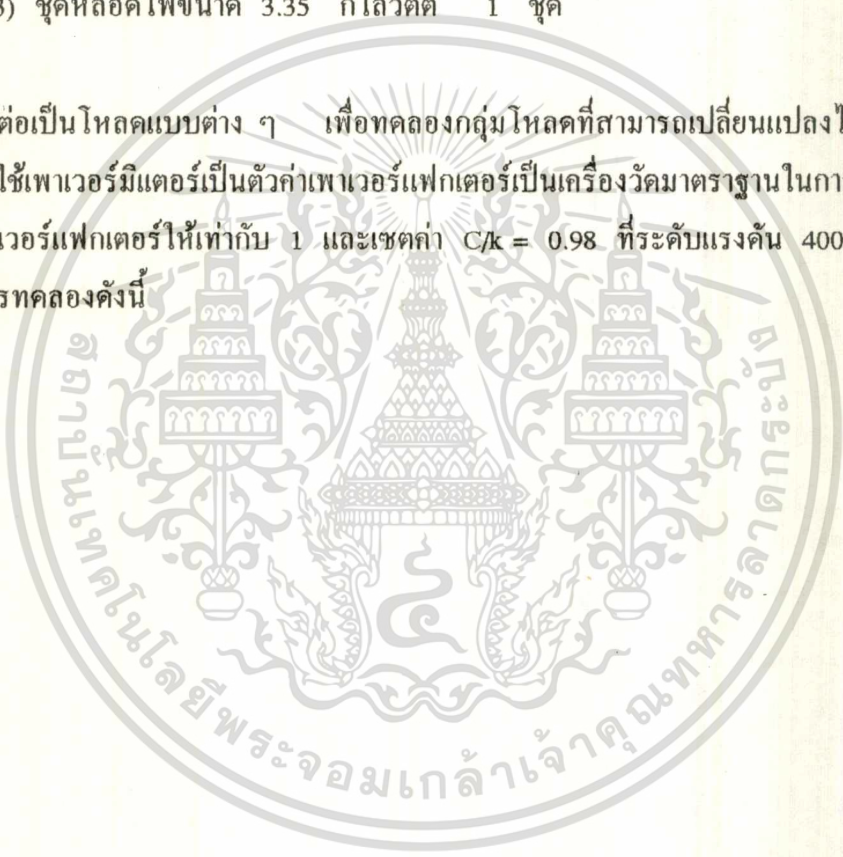
บทที่ 6

การทดลองและผลการทดลอง

ในการทดลองจะนำเครื่องชดเชยระบบไฟฟ้าโดยวงจรชั้นบันไดไปใช้กับกลุ่มโหลด ซึ่งประกอบด้วยโหลดดังต่อไปนี้

- 1) มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว
- 2) มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว
- 3) ชุดโหลดไฟขนาด 3.35 กิโลวัตต์ 1 ชุด

นำมาต่อเป็นโหลดแบบต่าง ๆ เพื่อทดลองกลุ่มโหลดที่สามารถเปลี่ยนแปลงได้ขณะใช้งานจริง และใช้เพาเวอร์มิเตอร์เป็นตัวค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์เป็นเครื่องวัดมาตรฐานในการเทียบค่าโดยเซตค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ให้เท่ากับ 1 และเซตค่า $C/k = 0.98$ ที่ระดับแรงดัน 400 โวลท์ ซึ่งจะได้ผลการทดลองดังนี้

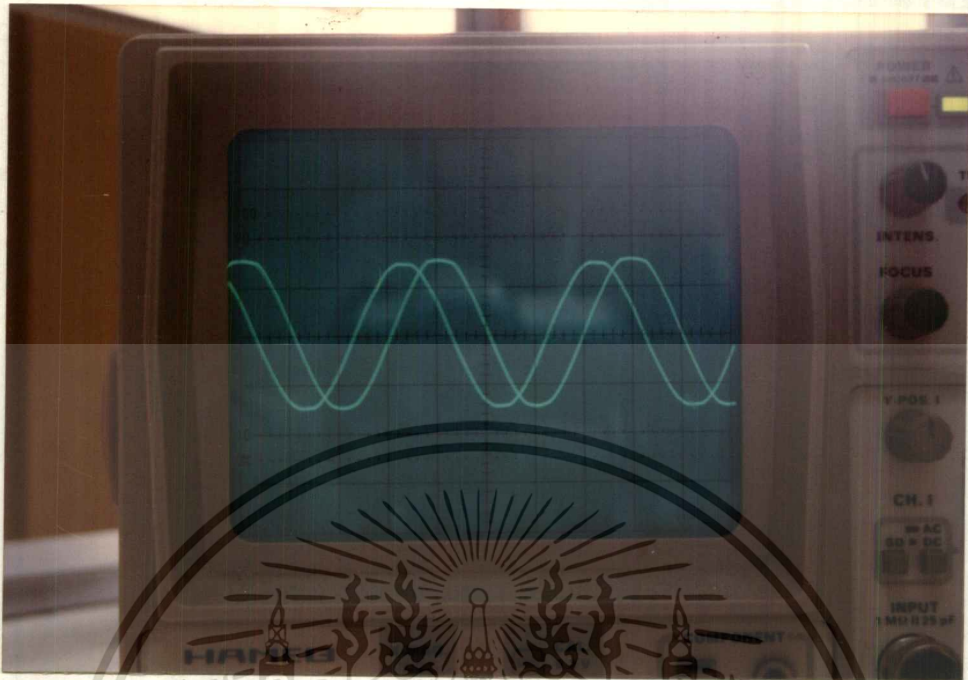


ผลการทดลอง

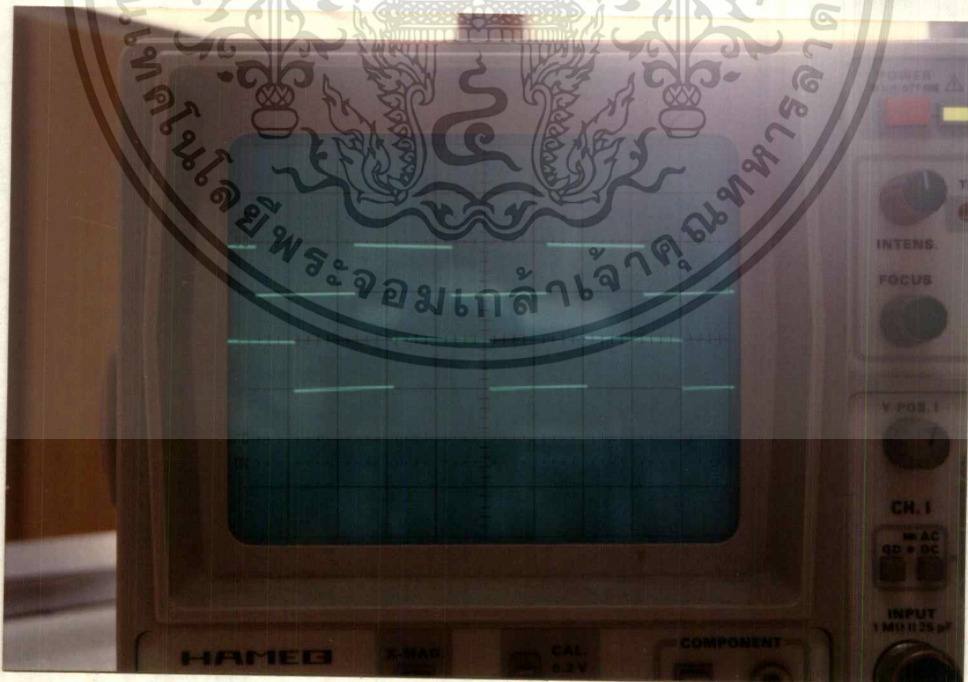
รายละเอียดของโหลด	จำนวนสเต็ปในการต่อ (สเต็ป)	แอมแปร์ฟีด (แอมแปร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่ได้จากการวัด	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้จากเครื่องต้นแบบ	กิโลวาร์ฟีด (กิโลวาร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)
มอเตอร์ 5.5 กิโลวัตต์	-	4.78	0.799	0.24	0.5	3.24	3.33
การควบคุมแบบแมนนวล	1	2.89	0.761	0.38	0.5	1.87	2.03
	2	1.27	0.697	0.79	0.81	0.544	0.884
	3	1.4	0.742	-0.76	-0.5	-0.637	0.978
การควบคุมแบบอัตโนมัติ	2	1.27	0.697	0.79	1.81	0.544	0.884

ตารางที่ 6.1 แสดงผลการทดลองการลดระบบไฟฟ้าเมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว

(หมายเหตุ) * ค่ากิโลวาร์เป็นบวกหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นอินดักทีฟมากกว่าค่าปาวาซีแทนซ์
ค่ากิโลวาร์เป็นลบหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นคาปาซีแทนซ์มากกว่าอินดักทีฟแทนซ์

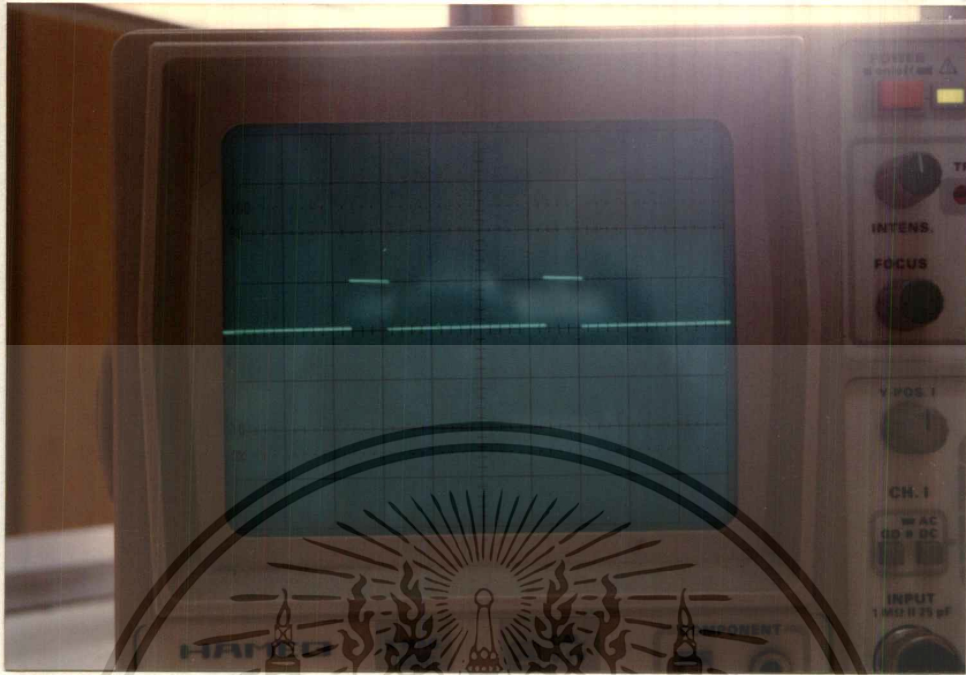


รูปที่ 6.1 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย
มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว



รูปที่ 6.2 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย
มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



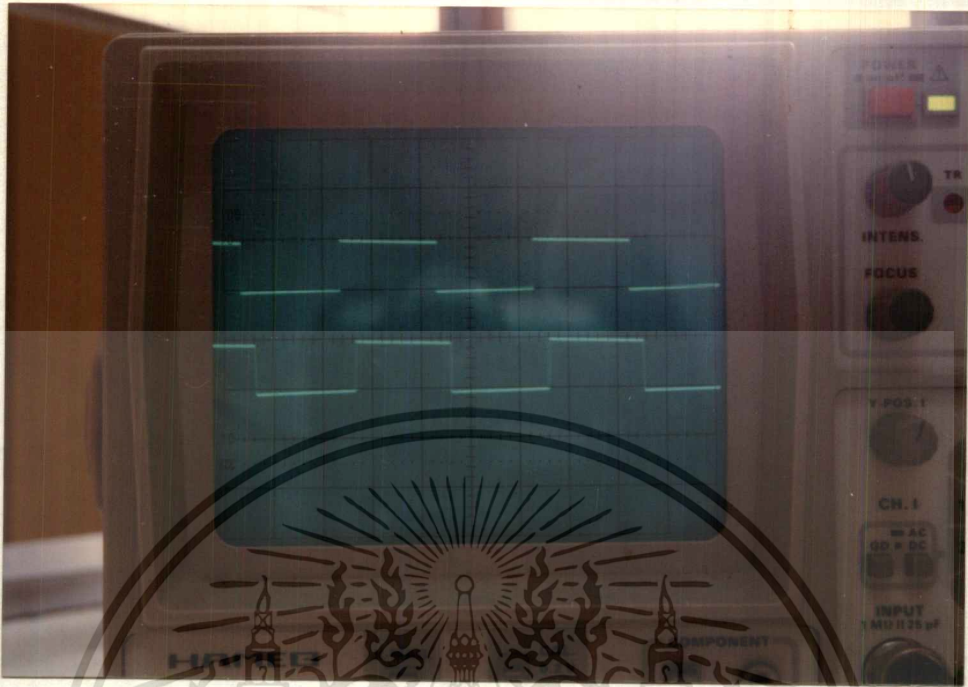
รูปที่ 6.3 แสดงมุมมองต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว



รูปที่ 6.4 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย

มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.5 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว

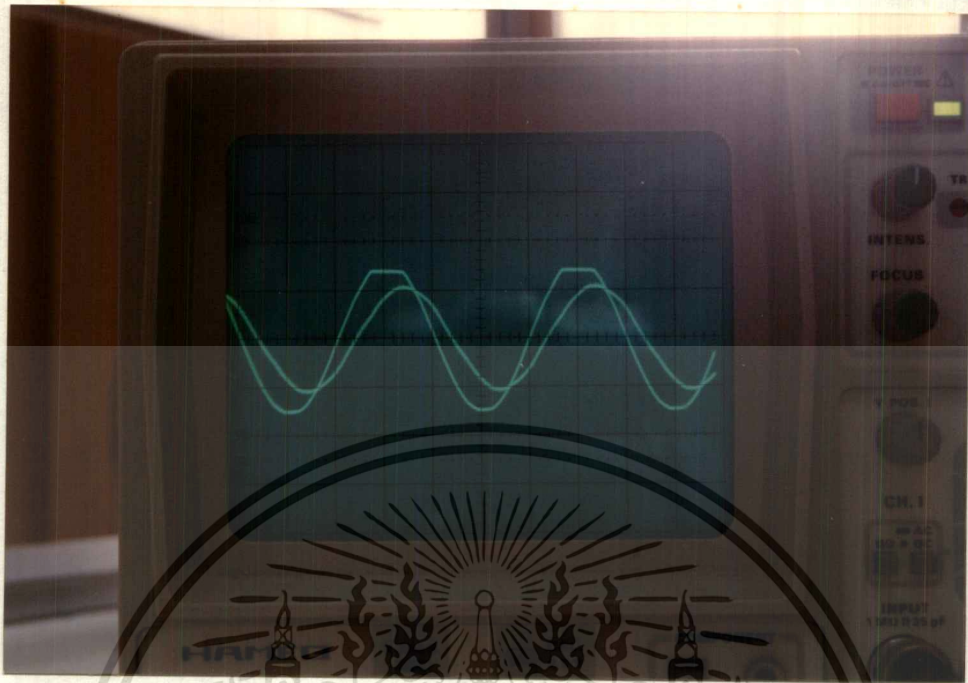


รูปที่ 6.6 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบ
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว นั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายละเอียดของโหลด	จำนวนสแต็ปในการต่อ (สแต็ป)	แอมแปร์ฟีด (แอมแปร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่ได้ออกการวัด	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้จากเครื่องต้นแบบ	กิโลวาร์ฟีด (กิโลวาร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)
มอเตอร์ 5.5 กิโลวัตต์ กับชุดโหลดไฟ	-	7.58	4.15	0.79	0.84	3.27	5.28
	1	6.5	4.12	0.91	0.95	1.88	4.53
	2	5.9	4.07	0.99	1	0.571	4.11
	3	5.87	4.02	-0.98	-0.94	-0.767	4.10
	4	6.49	4.01	-0.89	-0.78	-2.12	4.53
	5	7.57	3.99	-0.76	-0.62	-3.46	5.28
การควบคุมแบบอัตโนมัติ	2	5.9	4.07	0.99	1	0.556	4.11

ตารางที่ 6.2 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้าเมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดโหลดไฟ

(หมายเหตุ) * ค่ากิโลวาร์เป็นบวกหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นอินดักทีฟมากกว่าค่าปาวาซีทีนซ์
ค่ากิโลวาร์เป็นลบหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นคาปาซีทีนซ์มากกว่าอินดักทีฟ

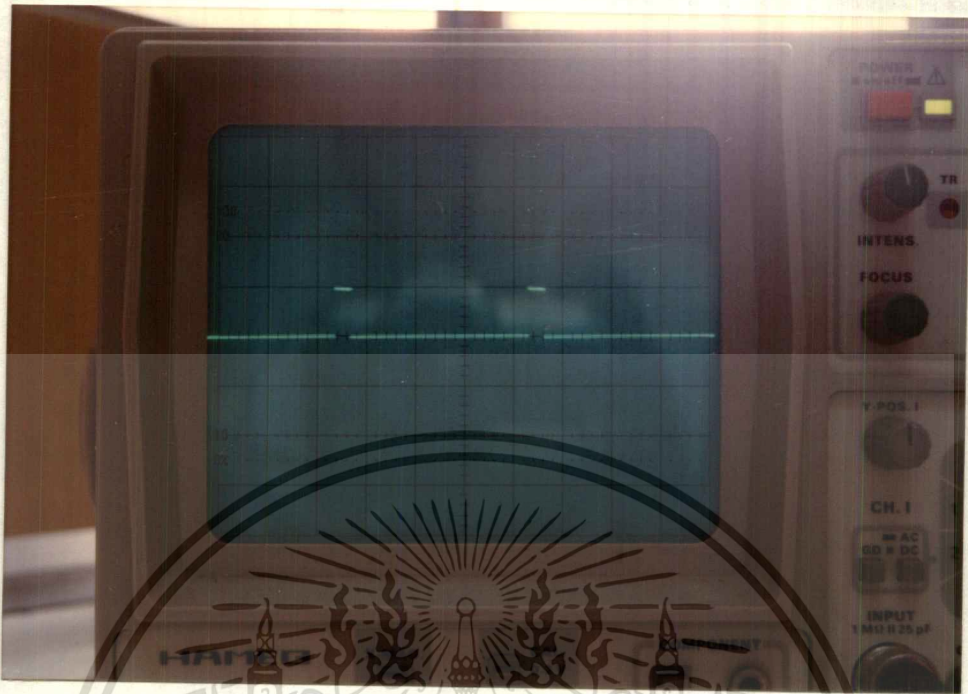


รูปที่ 6.7 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

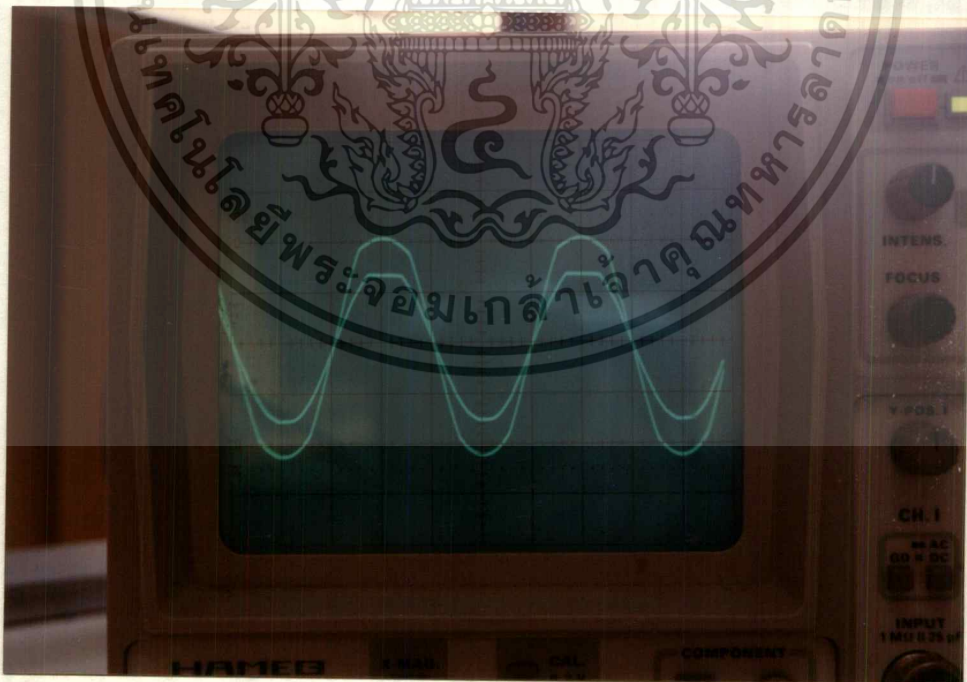


รูปที่ 6.8 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

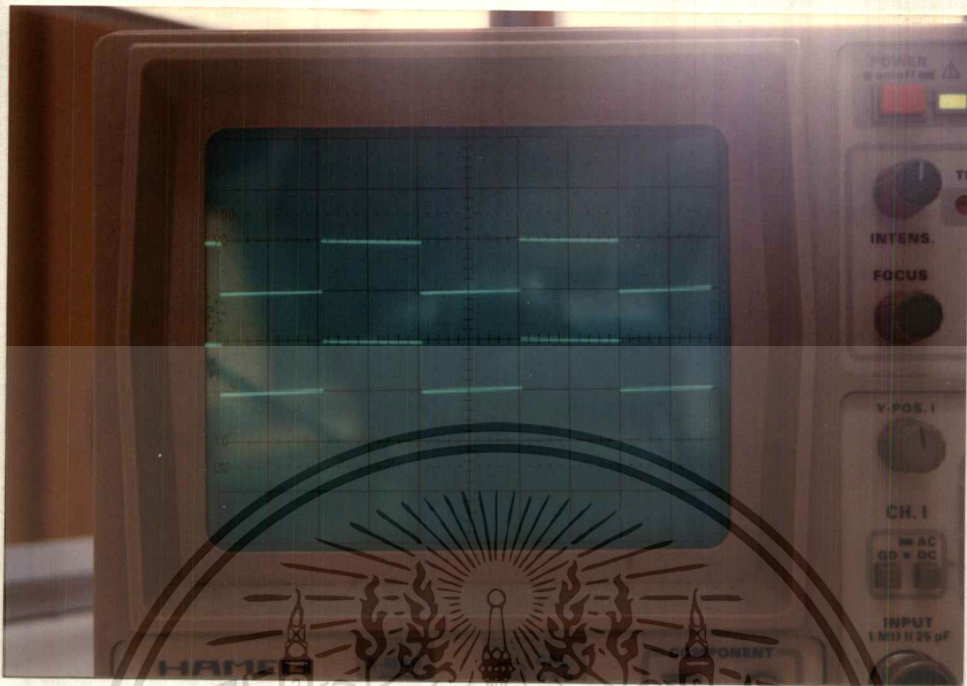


รูปที่ 6.9 แสดงมุมมองต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

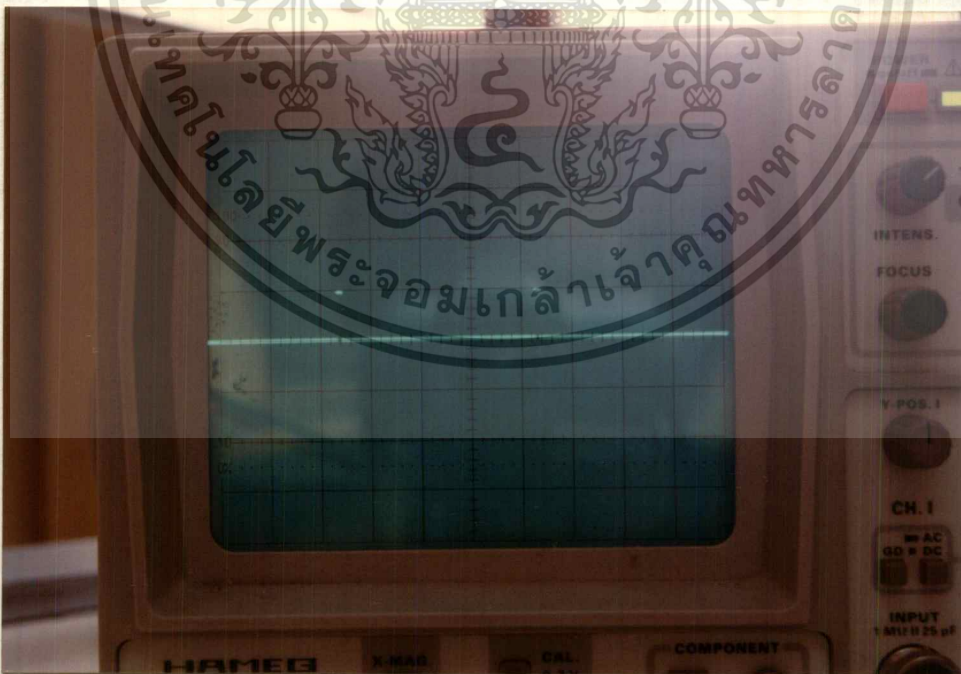


รูปที่ 6.10 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.11 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบ
ด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ



รูปที่ 6.12 แสดงมุมมองต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบ
ด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

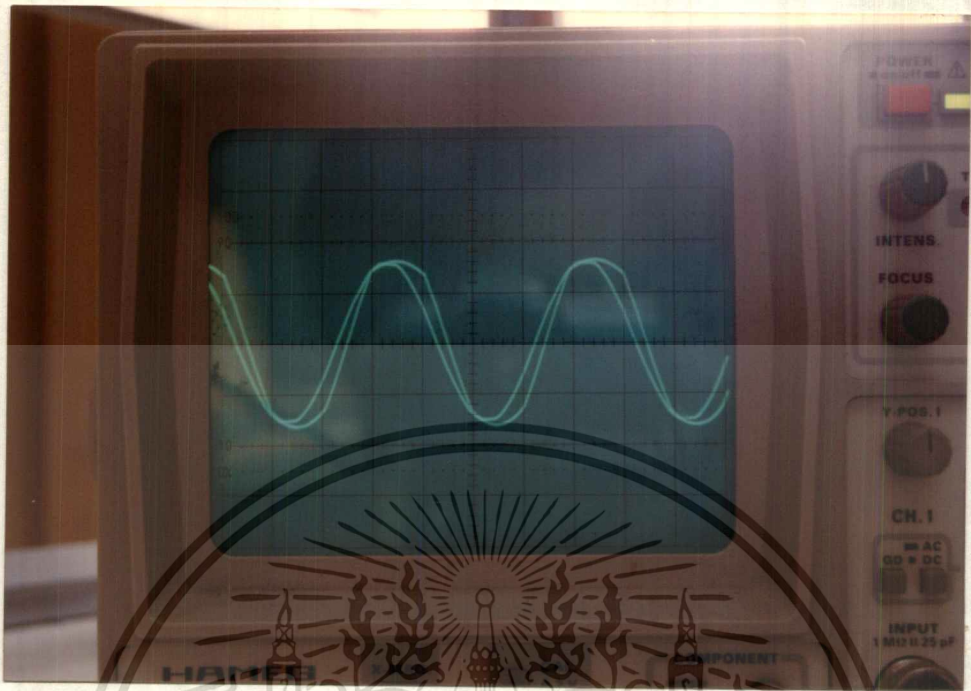
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายละเอียดของโหลด	จำนวนสเต็ปในการต่อ (สเต็ป)	แอมแปร์ฟีด (แอมแปร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	เพาเวอร์แฟกเตอร์ ที่ได้จากการวัด	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้จากเครื่องต้นแบบ	กิโลวาร์ฟีด (กิโลวาร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)
มอเตอร์ 2.2 กิโลวัตต์ กับชุดโหลดไฟ	-	6.28	3.81	0.88	0.91	2.11	4.36
การควบคุมแบบแมนนวล	1	5.54	3.77	0.98	1	0.767	3.85
	2	5.44	3.73	-0.99	-0.95	-0.612	3.78
	3	5.98	3.71	-0.89	-0.79	-1.9	4.16
	4	7.08	3.7	-0.75	-0.6	-3.25	4.92
	5	8.47	3.7	-0.63	-0.5	-4.58	5.89
	6	10	3.66	-0.53	-0.5	-5.93	6.97
การควบคุมแบบอัตโนมัติ	1	5.55	3.78	0.98	0.99	0.786	3.87

ตารางที่ 6.3 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้าเมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดโหลดไฟ

(หมายเหตุ) * ค่ากิโลวาร์เป็นบวกหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นอินดักทีฟมากขึ้นมากกวากวาปาซิทีฟ

ค่ากิโลวาร์เป็นลบหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นคาปาซิทีฟมากขึ้นมากกวากวาอินดักทีฟมากขึ้น

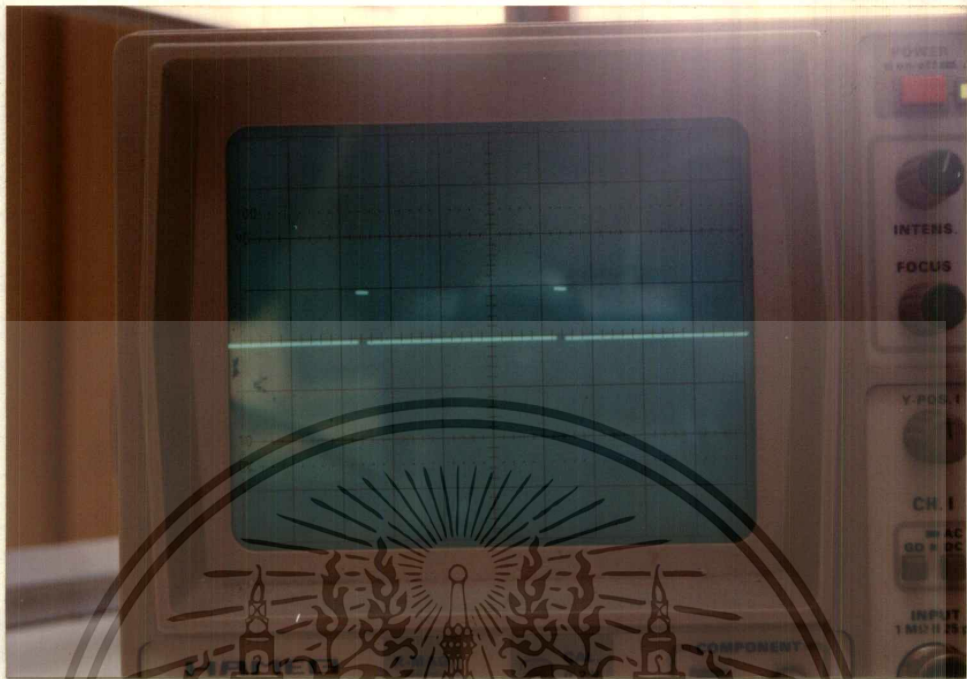


รูปที่ 6.13 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย
มอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ



รูปที่ 6.14 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย

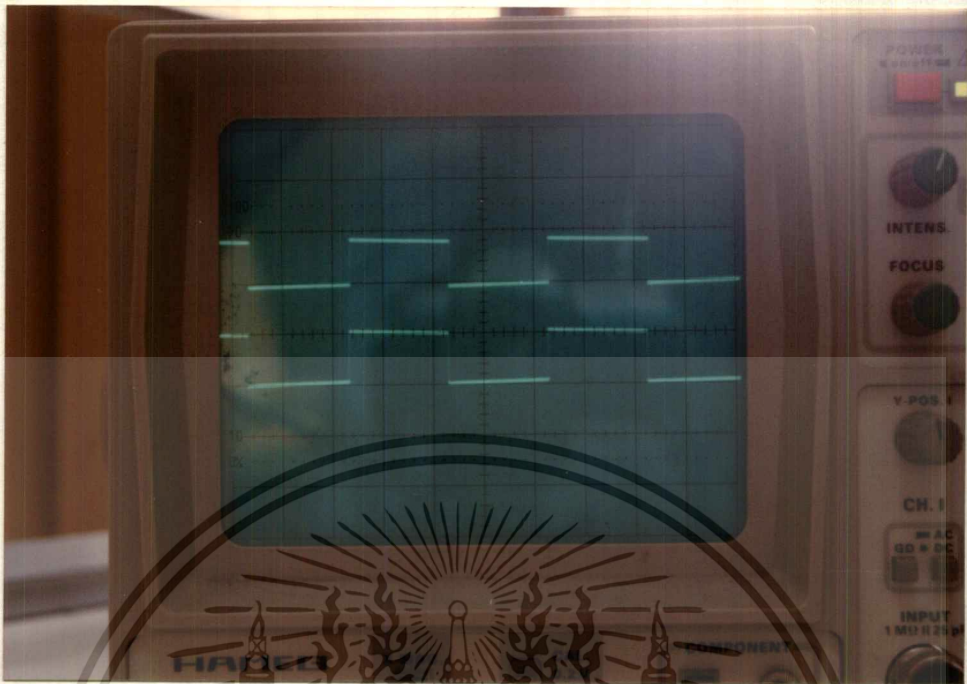
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ของภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้าและระบบพลังงานไฟฟ้า ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.15 แสดงมุมมองเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ



รูปที่ 6.16 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า มอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดเบ่งเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.17 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ



รูปที่ 6.18 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบ

ด้วยมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

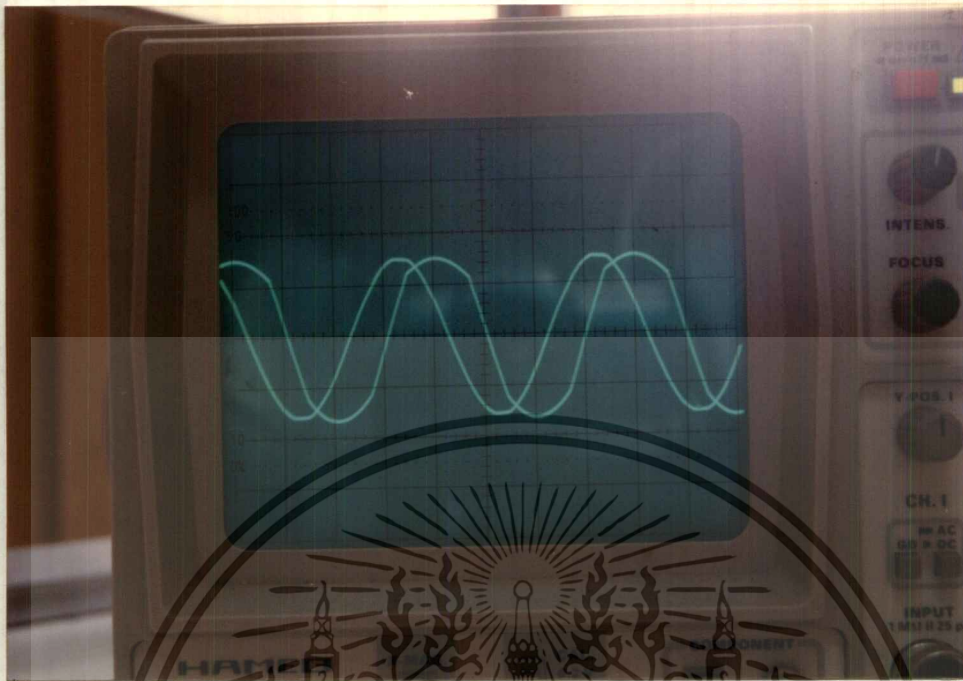
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายละเอียดของโหลด	จำนวนสแต็ปในการต่อ (สแต็ป)	แอมแปร์ฟีด (แอมแปร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่ได้ออกจากการวัด	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้จากเครื่องต้นแบบ	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)
มอเตอร์ 5.5 กิโลวัตต์	-	7.97	1.17	0.21	0.5	5.42	5.54
กับมอเตอร์ 2.2 กิโลวัตต์	1	6.08	1.11	0.27	0.5	4.08	4.23
	2	4.22	1.09	0.38	0.5	0.272	2.94
	3	2.5	1.04	0.6	0.65	1.4	1.74
	4	1.49	1.04	1	-0.99	-	1.04
	5	2.4	1.03	-0.62	-0.5	-1.32	1.67
	6	4	1.01	-0.38	-0.5	-2.65	2.87
การควบคุมแบบอัตโนมัติ	4	1.53	1.08	1	1	-	1.08

ตารางที่ 6.4 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้าเมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว (หมายเหตุ) * ค่ากิโลวัตต์เป็นบวกหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสภาวะโหลดเป็นอินดักทีฟมากกว่าค่าปาสซีฟ

ค่ากิโลวัตต์เป็นลบหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสภาวะโหลดเป็นคาปาซิทีฟมากกว่าอินดักทีฟ



รูปที่ 6.19 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว

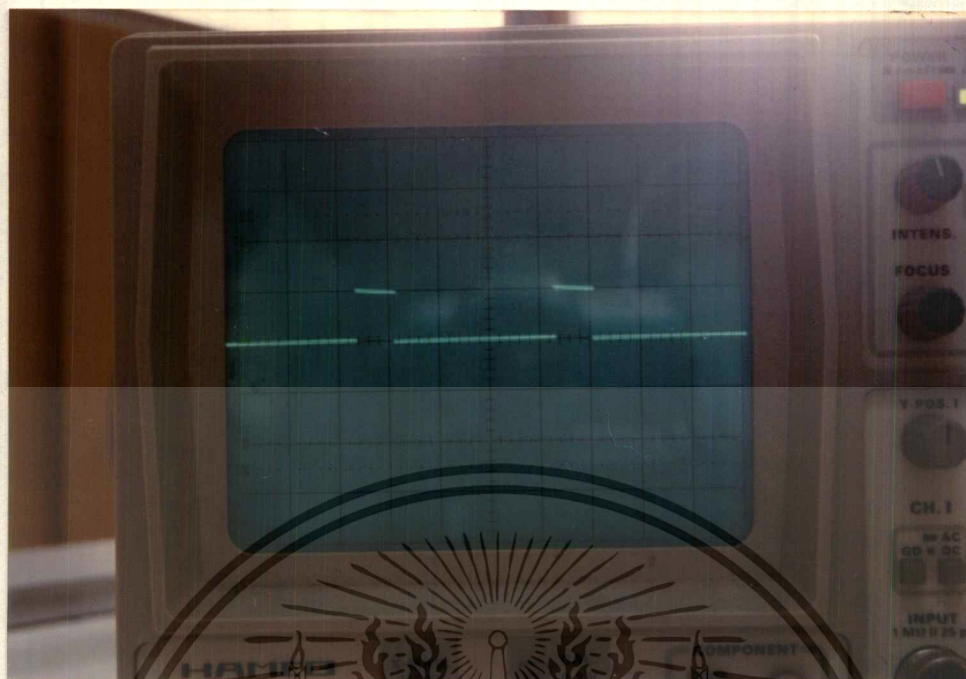


รูปที่ 6.20 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย

มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนักเรียนเห็นใบเซอร์เขียนด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.21 แสดงมุมมองต่างเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย
 มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว

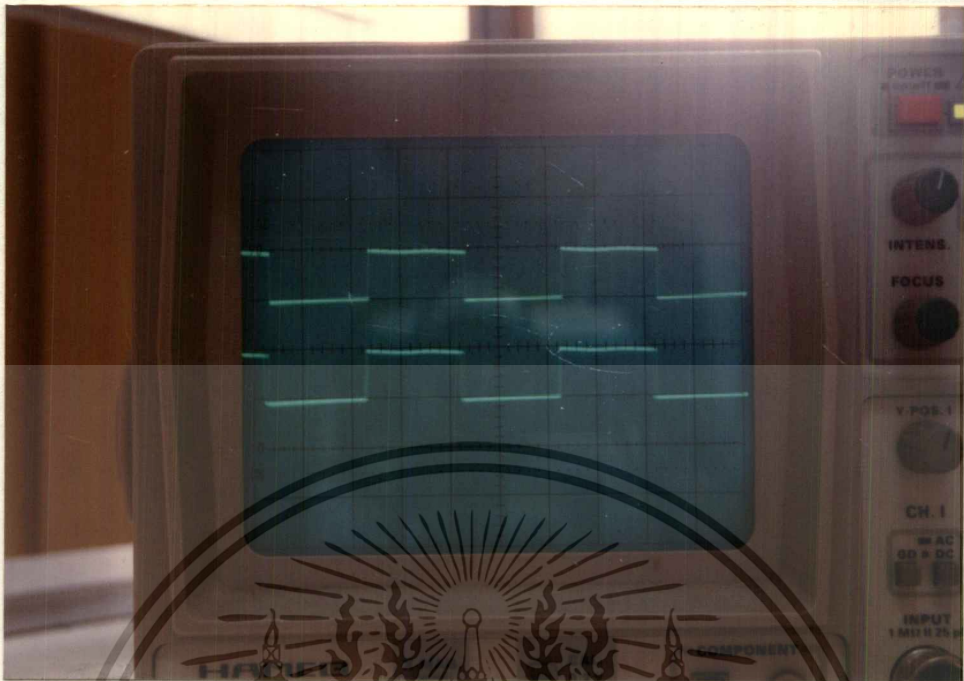


รูปที่ 6.22 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย

มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.23 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว



รูปที่ 6.24 แสดงมุมต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบ

ด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และมอเตอร์ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว

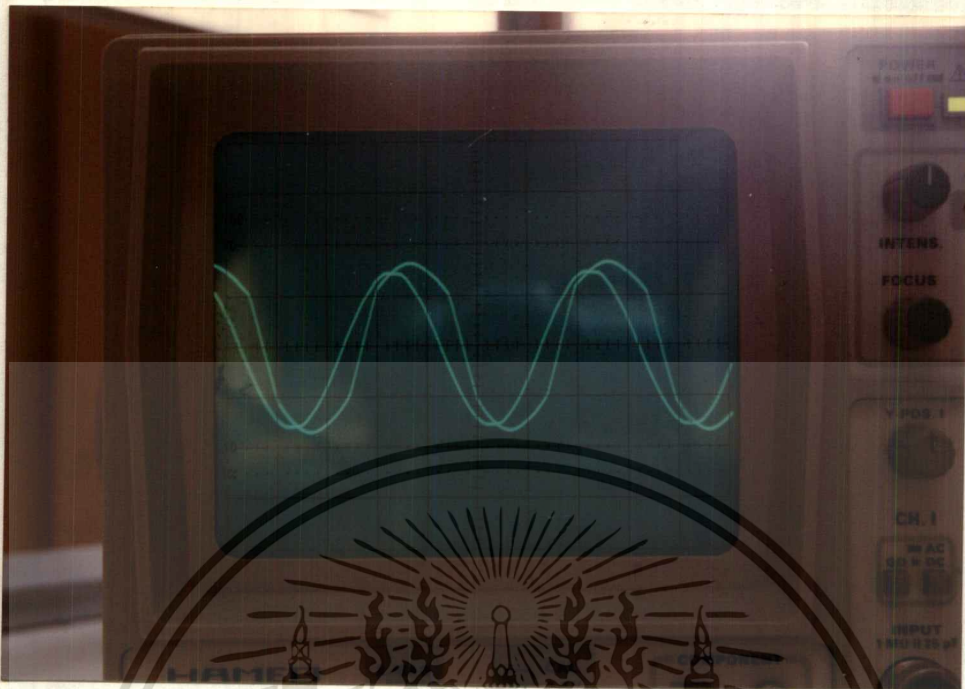
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

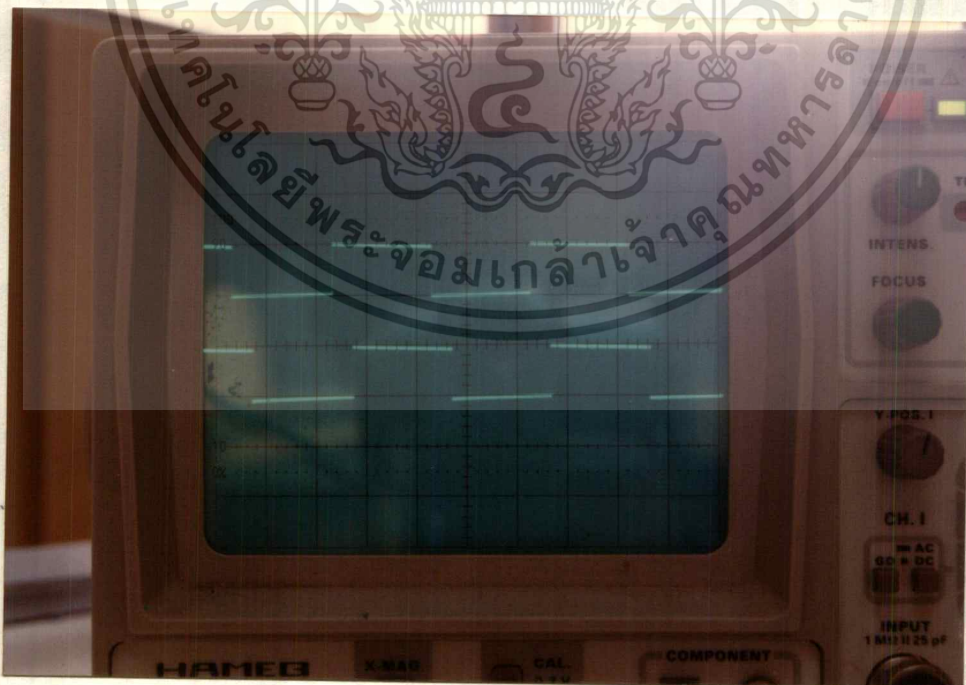
รายละเอียดของโหลด	จำนวนสลับในการต่อ (สลับ)	แอมแปร์ฟีด (แอมแปร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่ได้จากการวัด	เพาเวอร์แฟกเตอร์ที่อ่านได้จากเครื่องต้นแบบ	กิโลวาร์ฟีด (กิโลวาร์)	กิโลวัตต์ฟีด (กิโลวัตต์)
มอเตอร์ 5.5 กิโลวัตต์ กับมอเตอร์ 2.2 กิโลวัตต์กับชุดหลอดไฟ	-	10.5	5.11	0.7	0.73	5.28	7.34
การควบคุมแบบแมนนวล	1	8.73	4.55	0.75	0.81	4.04	6.09
	2	6.7	4.52	0.85	0.9	2.76	5.3
	3	6.7	4.64	0.96	0.98	1.38	4.67
	4	6.3	4.39	1	0.99	-	4.39
	5	6.53	4.35	-0.96	-0.89	-1.34	4.55
	6	7.25	4.26	-0.84	-0.73	-2.61	5.06
การควบคุมแบบอัตโนมัติ	3	6.67	4.45	0.95	0.98	1.4	4.67

ตารางที่ 6.5 แสดงผลการทดลองการชดเชยระบบไฟฟ้าเพื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว และขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ (หมายเหตุ) * ค่ากิโลวาร์เป็นบวกหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นอินดักทีฟมากกว่าค่าปาสซีฟ

ค่ากิโลวาร์เป็นลบหมายถึงกำลังไฟฟ้าเสมือนอยู่ในสถานะโหลดเป็นค่าปาสซีฟมากกว่าอินดักทีฟ



รูปที่ 6.25 แสดงสัญญาณอินพุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

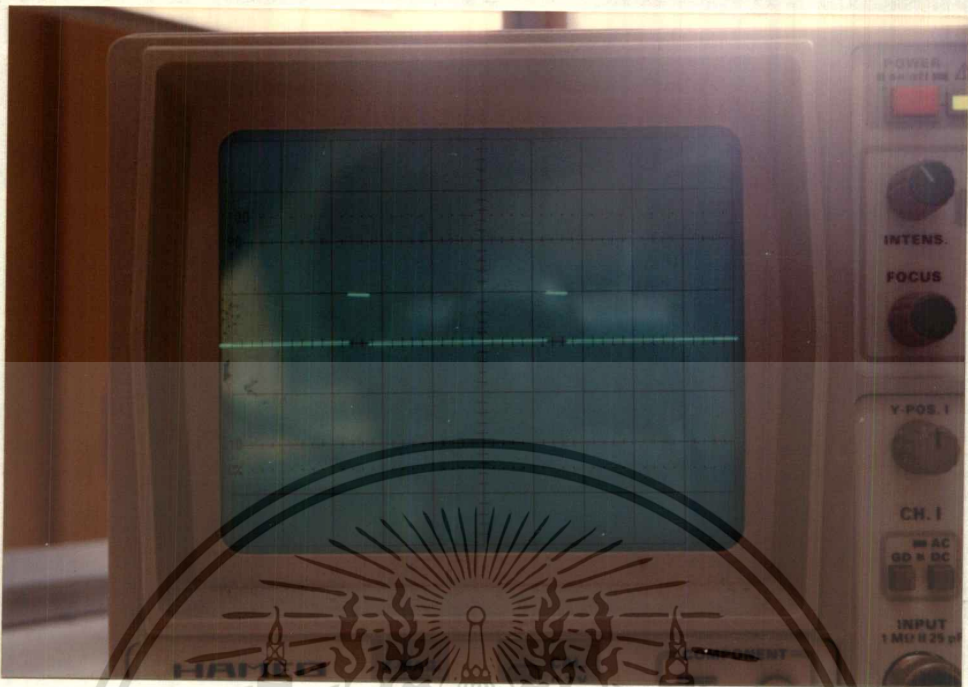


รูปที่ 6.26 แสดงสัญญาณเอาต์พุตก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วย

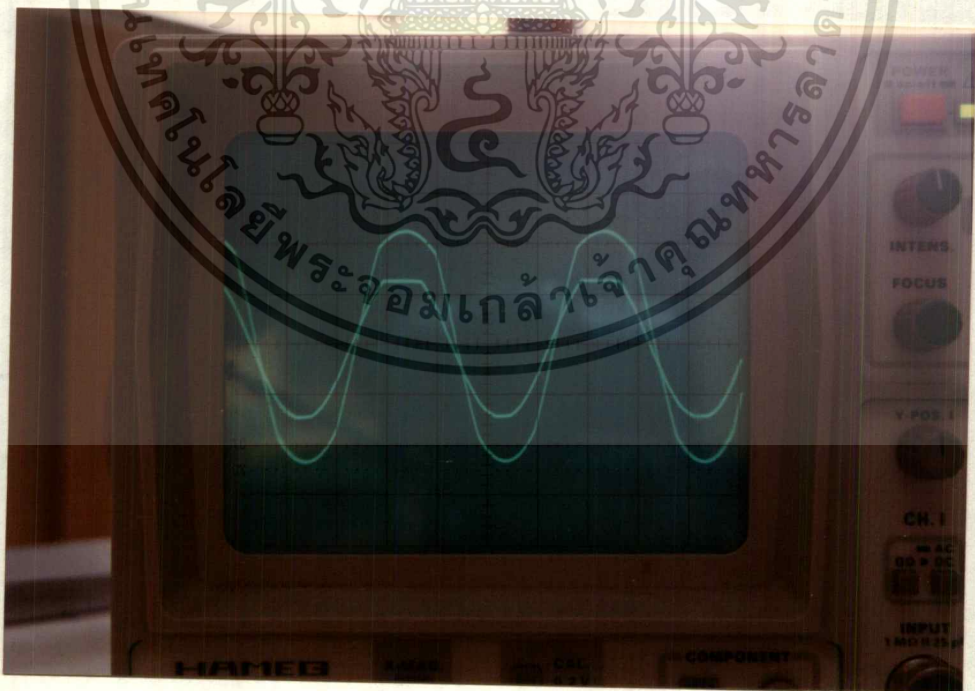
มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

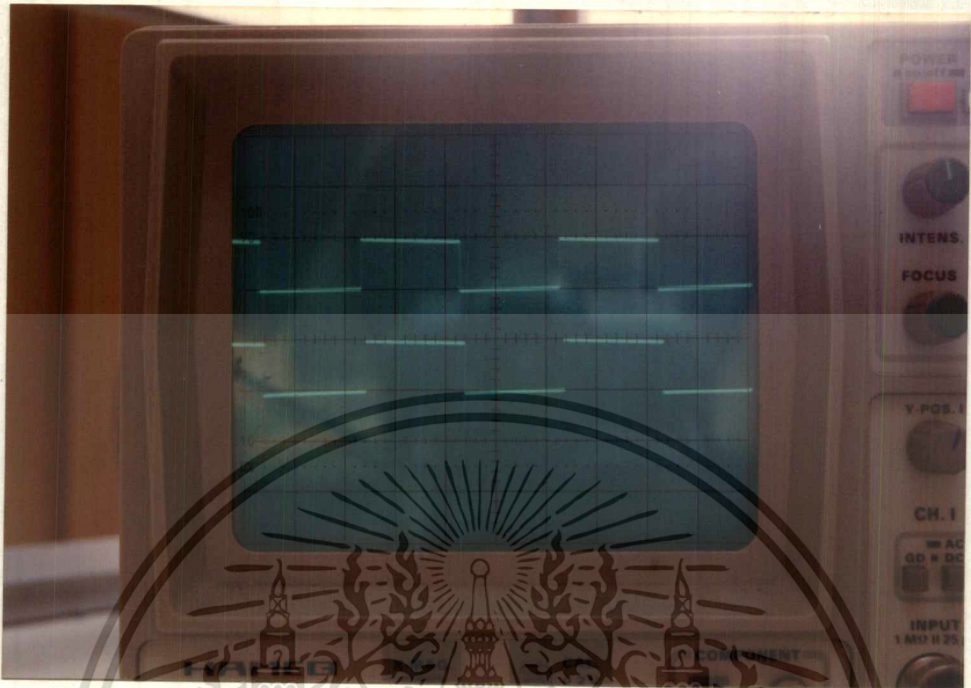


รูปที่ 6.27 แสดงมุมมองเฟสของสัญญาณก่อนการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

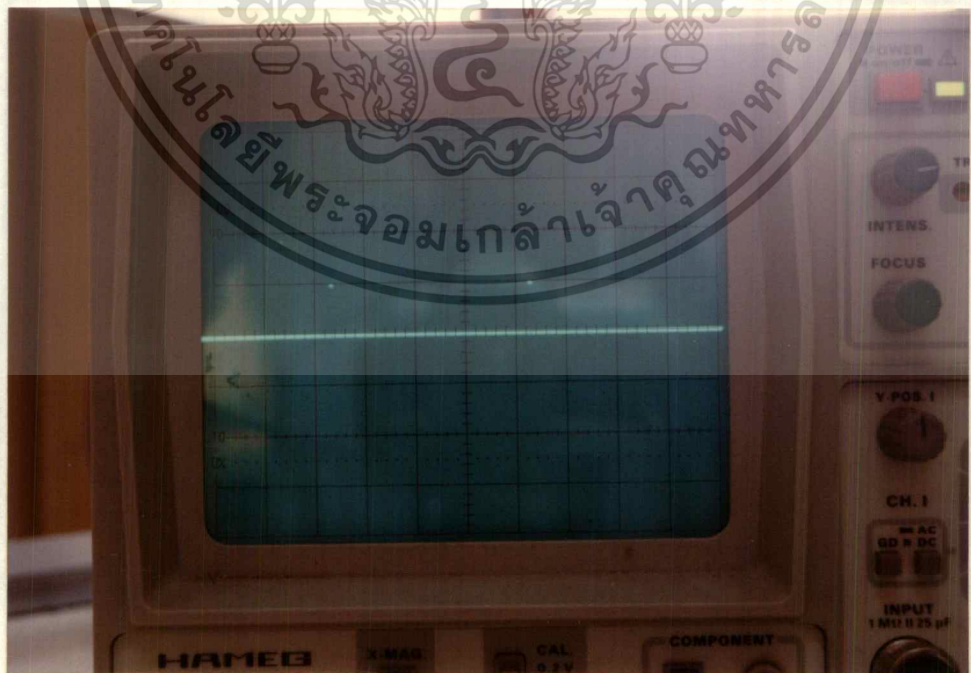


รูปที่ 6.28 แสดงสัญญาณอินพุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.29 แสดงสัญญาณเอาต์พุตหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยมอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ



รูปที่ 6.30 แสดงมุมมองต่างเฟสของสัญญาณหลังการชดเชยระบบไฟฟ้า เมื่อโหลดประกอบด้วยเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูใช้เท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่โดยไม่แจ้งขออนุญาต
 มอเตอร์ขนาด 5.5 กิโลวัตต์ 1 ตัว, ขนาด 2.2 กิโลวัตต์ 1 ตัว และชุดหลอดไฟ
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

มอเตอร์ 5.5 kW มอเตอร์ 2.2 kW ชุดหลอดไฟ	แอมป์	กิโลวัตต์	เพาเวอร์ แฟกเตอร์	กิโลวาร์	กิโลโวลท์ แอมป์
380	9.36	3.99	0.65	4.69	6.15
385	9.61	4.09	0.64	4.95	6.42
390	9.48	4.20	0.63	5.14	6.64
395	10.1	4.31	0.63	5.4	6.95
400	10.2	4.41	0.62	5.55	7.09

ตารางที่ 6.6 การทดลองปรับแรงดันขนาดต่างๆกัน

มอเตอร์ 5.5 kW มอเตอร์ 2.2 kW ชุดหลอดไฟ	จำนวน สแต็ปที่ ใส่เข้าไป	แอมป์	กิโลวัตต์	เพาเวอร์ แฟกเตอร์	กิโลวาร์	กิโลโวลท์ แอมป์
380	3	6.13	3.87	0.96	1.13	4.06
385	3	6.22	3.97	0.96	1.2	4.15
390	3	6.42	4.12	0.95	1.35	4.34
395	3	6.48	4.22	0.95	1.40	4.45
400	3	6.62	4.31	0.94	1.57	4.59

ตารางที่ 6.7 การทดลองปรับแรงดันขนาดต่างๆกัน และมีการชดเชยแบบอัตโนมัติ

มอเตอร์พัดลม 1 เฟส 220 โวลท์ 2.8 แอมป์ 1450 รอบ/นาที	แอมป์	กิโลวัตต์	เพาเวอร์ แฟกเตอร์	กิโลวาร์	กิโลโวลท์ แอมป์
210	2.26	334	0.5	411	475
215	2.38	251	0.48	464	530
220	2.41	252	0.48	463	528
225	2.50	261	0.47	498	562
230	2.63	270	0.45	546	610

ตารางที่ 6.8 การทดลองปรับขนาดแรงดันต่างๆที่โหลด 1 เฟส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 7

สรุปและวิจารณ์

1) เมื่อทำการชดเชยระบบไฟฟ้าเป็นแบบแมนนวล จะพบว่าค่ากระแสและค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏ (kVA) จะมีค่าลดลงจนมีค่าต่ำสุดเมื่อค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ใกล้ 1 หรือเท่ากับ 1 และเมื่อชดเชยระบบไฟฟ้าเพิ่มต่อไป จะทำให้ค่ากระแสและค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏมีค่าเพิ่มขึ้น เพราะฉะนั้นเราจึงควรชดเชยระบบไฟฟ้าให้ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์มีค่าเข้าใกล้ 1 หรือเท่ากับ 1 จึงจะประหยัดพลังงานมากที่สุด

2) เมื่อทำการชดเชยระบบไฟฟ้าแบบอัตโนมัติ จะพบว่ากระแสและค่ากำลังไฟฟ้าปรากฏมีค่าต่ำสุด ที่เพาเวอร์แฟกเตอร์มีค่าใกล้เคียง 1 มากที่สุด จะเป็นการประหยัดพลังงานมากที่สุด

3) เมื่อทำการปรับขนาดแรงดันที่ขนาดต่างๆกันจะเห็นว่าค่าพลังงานจะไม่คงเดิม เมื่อขนาดของแรงดันเพิ่มขึ้นจะเห็นว่าพลังงานที่ใช้จะเพิ่มมากขึ้น เพราะฉะนั้นในการชดเชยระบบก็จะต้องชดเชยมากขึ้น

4) อุปกรณ์ที่ใช้ในโครงการเป็นเครื่องที่ออกแบบง่ายๆ ราคาอุปกรณ์ที่นำมาต่อประกอบมีราคาถูก เหมาะสมกับการใช้งาน ผลที่ได้จากเครื่องมีความถูกต้องแม่นยำใกล้เคียงความเป็นจริง ถ้าผู้ที่สนใจที่จะพัฒนาต่อไปในด้านฮาร์ดแวร์ ถ้าต้องการให้มีความแม่นยำมากกว่านี้ ควรจะแก้ที่วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกา ซึ่งอาจจะเปลี่ยนมาใช้คริสตอลซึ่งจะให้ความถี่ที่คงที่

5) สำหรับการพัฒนาต่อไปถ้าสนใจที่จะวัดค่ากิโลวาร์ กิโลโวลท์แอมป์ ก็จะต้องการวัดขนาดของสัญญาณด้วยเพื่อนำไปประมวลผลในไมโครโปรเซสเซอร์

6) โครงการนี้จะไม่ได้อินเตอร์โมนิกที่เข้ามาควนในระบบ ถ้าไปใช้ในระบบที่มีฮาร์ดแวร์เข้ามาควนอาจจะแก้ไขโดยใช้วงจรฟิลเตอร์กรองทางด้านอินพุตของสัญญาณ

7) บอร์ด JAZZ-31 เป็นบอร์ดที่เหมาะสมสำหรับการพัฒนาโปรแกรมโดยใช้ไมโครคอมพิวเตอร์หรือพัฒนาบนตัวบอร์ดได้เลย และเหมาะสำหรับการทดสอบโปรแกรมที่ต้องการตรวจสอบการทำงานเพราะว่าบนบอร์ดใช้แรม จึงสามารถเขียนและลบโปรแกรมได้ง่ายแต่จำเป็นต้องมีแบตเตอรี่ ไว้สำรองไฟจ่ายเมื่อปิดเครื่อง เพราะฉะนั้นบนบอร์ดจะมีอุปกรณ์บางอย่างที่ไม่จำเป็นเมื่อเรานำไปใช้งานจริง จึงสามารถนำโปรแกรมที่พัฒนาขึ้นและตรวจสอบการทำงานเรียบร้อยแล้วไปจัดลงอีพ롬 เพื่อตัดปัญหาต้องมีแบตเตอรี่สำรอง และจัดหาชุดไมโครคอนโทรลเลอร์ที่มีฮาร์ดแวร์ประกอบเหมาะสมกับโปรแกรมที่เราจะพัฒนาขึ้น ก็จะได้ภาคประมวลผลที่มีขนาดเล็กกะทัดรัดลง

8) ตัวแสดงผลการทำงานเราใช้จอคอมพิวเตอร์ แสดงผลซึ่งสามารถแสดงผลไปเป็นแค่ 7-เซกเมนต์ และรูปแบบที่ไม่สวยงามสามารถพัฒนาใช้จอ LCD ซึ่งแสดงผลได้ละเอียดและสวยงามกว่า

9) ชุดทดลองนี้ใช้หลักการเทียบเฟสระหว่างกระแสและแรงดัน เพราะฉะนั้นถ้า CT จับกระแสไม่ได้หรือได้น้อยมาก จะทำให้ไม่มีสัญญาณกระแสมาเทียบการประมวลผลก็จะเกิดการผิดพลาด

10) ในการพัฒนาโปรแกรมใช้ภาษาแอสเซมบลี เขียนขึ้นมาแล้วแปลเป็น HEX code โดยใช้ SXA-51 ในการใช้ภาษาแอสเซมบลีนั้นค่อนข้างยาก และใช้เวลาในการเขียนนานผู้พัฒนาต่อไปอาจใช้ภาษาอื่นในการเขียน เช่น BASIC ,C,MATLAB เป็นต้น



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคผนวก ก



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
;FILE NAME      Sulak.ASM
;PROJECT NAME   Ladding Compensation
;HARD WARE     Jazz-31 Board
;ASSEMBLER     SXA-51
;COMMUNICATION XTALK
```

```
;*****PORT*****
```

```
CONA1    EQU 0FC00H
CONB1    EQU 0FC01H
CONC1    EQU 0FC02H
CONP1    EQU 0FC03H
CONA2    EQU 0F800H
CONB2    EQU 0F801H
CONC2    EQU 0F802H
CONP2    EQU 0F803H
```

```
;*****INTERNAL RAM*****
```

```
ORG      0032H
DISBUFF: DS 8           ;Display Buffer
ORG      0016H
NUMPUL:  DS 1           ;Number of Pulse
PFSET:   DS 1           ;Power Factor Setting
PFSET1:  DS 1           ;Stepping Power Factor
CKVALUE: DS 1           ;C/K Value Setting
TIME:    DS 1           ;Time Setting
TIME1:   DS 1           ;Rest Time1
TIME2:   DS 1           ;Rest Time2
TIME3:   DS 1           ;Rest Time3
KEEPR4:  DS 1           ;Rest R4
KEEPPC:  DS 1           ;Keep Status Capbank
```

```
;*****SYSTEM FLAG*****
```

```
LEADLAG  EQU 00H       ;0=Lag 1=Lead
OVERLESS EQU 01H       ;0=Over 1=Less
STATE    EQU 02H       ;0=Over 1=Less
```

```
;*****START MAIN PROGRAM*****
```

```
ORG      8100H           ;Starting Address
LJMP     START
ORG      810BH           ;Interrupt Vector Timer0
LJMP     INTR0U
;MAIN PROGRAMM
ORG      8140H           ;Start Main Programm
START:   MOV     DPTR,#CONP1 ;Set Input/Output Port
MOV      A,#99H
MOVX    @DPTR,A
MOV     DPTR,#CONP2     ;Set Display/Keypress Port
MOV     A,#89H
MOVX    @DPTR,A
MOV     TMOD,#22H       ;Set Timer0
SETB    EA
SETB    ETO
MOV     TL0,#00H
MOV     TH0,#00H
MOV     TIME1,#00H
MOV     TIME2,#00H
MOV     TIME3,TIME
MOV     KEEPPC,#00H     ;Clear Status Step of Capbank
MOV     R0,#08H         ;Clear Display Buffer
MOV     R1,#DISBUFF
CLRSEG: MOV     @R1,#00H
INC     R1
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        DJNZ    R0,CLRSEG
BEGIN:  MOV     DPTR,#CONA1           ;Move Input from Input Port
        MOVX   A,@DPTR
        MOV   DISBUFF+1,#00H       ;Clear Display Buffer+2
        MOV   DISBUFF+7,#00H       ;Clear Display Buffer+7
        MOV   R7,A                 ;Separate Number of Pulse
        ANL   A,#3FH
        MOV   NUMPUL,A
        MOV   A,R7
        ANL   A,#80H               ;Separate Lead/Lag
        CJNE  A,#80H,LAG           ;Lag
        SETB  LEADLAG              ;Lead
        MOV   DISBUFF+3,#0D8H      ;c.
        LJMP  PRO
LAG:    CLR   LEADLAG              ;Lag
        MOV   DISBUFF+3,#84H       ;i.
PRO:    MOV   A,R7                 ;Separate Program
        ANL   A,#40H
        CJNE  A,#40H,PROG
        MOV   R0,#NUMPUL
        MOV   R1,#DISBUFF+4
        CALL  COM0
        LJMP  SHOW1
PROG:   LJMP  PROGRAM              ;go to Setting the Value
SHOW1:  MOV   DPTR,#CONB1
        MOV   A,KEEPC
        MOVX  @DPTR,A
        MOV   R5,#08H
        MOV   R6,#00H
        MOV   R7,#DISBUFF
SHOW2:  CALL  SCAN0
        DJNZ  R5,SHOW2
        MOV   A,NUMPUL             ;Check PF.
        JNB  LEADLAG,CONTI1
        CPL  A
        INC  A
CONTI1: MOV   R7,A
        MOV   A,PFSET
        CLR  C
        SUBB A,R7                 ;PF.Set - Real Pulse
        JNC  CONTI2
        SETB OVERLESS
        CPL  A
        INC  A
        LJMP CONTI3
CONTI2: CLR  OVERLESS
CONTI3: MOV   R1,CKVALUE           ;Check C/K Value
        JNB  LEADLAG,CONTI4
        CLR  OVERLESS
CONTI4: CLR  C
        SUBB A,R1                 ;Real - difference Set
        JC  OPTI
        MOV  DISBUFF+2,#08H
        JB  OVERLESS,UP
        JB  STATE,CH1
        JB  TR1,DELAY3
        LJMP CH1
UP:     MOV  DISBUFF+2,#01H
        JNB  STATE,CH2
        JB  TR0,DELAY3
CH2:    SETB STATE
        LJMP CH3
CH1:    CLR  STATE

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CH3:      CLR      TR0
          MOV      TIME1,#00H
          MOV      TIME2,#00H
          MOV      TIME3,TIME
          SETB    TR0
          LJMP    DELAY3
OPTI:     CLR      TR0                      ;Optimum
          MOV      R1,#34H
          MOV      DISBUFF+2,#40H          ;(Middle)
          MOV      R4,#6FH                  ;Delay for Loop Cycle
DELAY3:   MOV      R5,#08H
DELAY5:   MOV      R6,#00H
          MOV      R7,#DISBUFF
DELAY4:   CALL    SCAN0
          DJNZ    R5,DELAY4
          DJNZ    R4,DELAY5
          LJMP    BEGIN

          ;INTERRUPT ROUTINE
INTROU:   PUSH    ACC                      ;Interrupt Routine
          PUSH    PSW
          PUSH    DPH
          PUSH    DPL
          MOV     KEEPRA,R4
          MOV     R4,TIME1
          INC     R4
          MOV     TIME1,R4
          CJNE   R4,#0FFH,CONTI40
          MOV     R4,TIME2
          INC     R4
          MOV     TIME2,R4
          MOV     TIME1,#00H
          CJNE   R4,#0EH,CONTI40
          MOV     TIME2,#00H
          DJNZ   TIME3,CONTI40
          MOV     TIME3,TIME
          JNB    STATE,DECRE40
          MOV     DPTR,#CONB1              ;Increase Step of Capbank
          MOV     A,KEEPC
          CJNE   A,#3FH,CONTI41
CONTI41:  RL      A
          INC     A
          MOV     KEEPC,A
          MOVX   @DPTR,A
          LJMP   CONTI40
DECRE40: MOV     DPTR,#CONB1              ;Decrease Step of Capbank
          MOV     A,KEEPC
          CJNE   A,#00H,CONTI42
          LJMP   CONTI40
CONTI42:  DEC     A
          RR      A
          MOV     KEEPC,A
          MOVX   @DPTR,A
CONTI40:  MOV     R4,KEEPRA
          POP     DPL
          POP     DPH
          POP     PSW
          POP     ACC
          RETI

          ;SUBROUTINE DISPLAY THE VALUE
SCAN0:   MOV     DPTR,#CONB2              ;Show Display

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์ของงานเพื่อการค้า; Show Display อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOVX  A,@DPTR
ANL   A,#0F8H
ORL   A,R6
MOVX  @DPTR,A
MOV   A,R7
MOV   RO,A
MOV   A,@R0
MOV   DPTR,#CONA2
MOVX  @DPTR,A
MOV   RO,#05H
DELAY: MOV   R1,0C0H                ;Delay for Show Display
        DJNZ  R1,$
        DJNZ  RO,DELAY
        MOV   A,#00H                ;Clear Display
        MOVX  @DPTR,A
        INC   R6
        INC   R7
        RET

```

```

;SUBROUTINE COMPARE NUMBER OF PULSE TO COS ANGLE
COM0:  CJNE  @R0,#00H,COM1          ;Compare Number of Pulse
        LJMP  UNITY                ;to Segment Code
COM1:  CJNE  @R0,#01H,COM2          ;1  1.00
        LJMP  UNITY
COM2:  CJNE  @R0,#02H,COM3          ;2
        LJMP  UNITY
COM3:  CJNE  @R0,#03H,COM4          ;3
        LJMP  UNITY
COM4:  CJNE  @R0,#04H,COM5          ;4
        LJMP  UNITY
COM5:  CJNE  @R0,#05H,COM6          ;5  0.99
        LJMP  L99
COM6:  CJNE  @R0,#06H,COM7          ;6
        LJMP  L99
COM7:  CJNE  @R0,#07H,COM8          ;7
        LJMP  L99
COM8:  CJNE  @R0,#08H,COM9          ;8
        LJMP  L99
COM9:  CJNE  @R0,#09H,COM10         ;9
        LJMP  L99
COM10: CJNE  @R0,#0AH,COM11         ;10 0.98
        LJMP  L98
COM11: CJNE  @R0,#0BH,COM12         ;11
        LJMP  L98
COM12: CJNE  @R0,#0CH,COM13         ;12
        LJMP  L98
COM13: CJNE  @R0,#0DH,COM14         ;13 0.97
        LJMP  L97
COM14: CJNE  @R0,#0EH,COM15         ;14
        LJMP  L97
COM15: CJNE  @R0,#0FH,COM16         ;15 0.96
        LJMP  L96
COM16: CJNE  @R0,#10H,COM17        ;16
        LJMP  L96
COM17: CJNE  @R0,#11H,COM18        ;17 0.95
        LJMP  L95
COM18: CJNE  @R0,#12H,COM19        ;18
        LJMP  L95
COM19: CJNE  @R0,#13H,COM20        ;19
        LJMP  L95
COM20: CJNE  @R0,#14H,COM21        ;20 0.94
        LJMP  L94
COM21: CJNE  @R0,#15H,COM22        ;21

```

```

LJMP L94
UNITY: MOV R1,#DISBUFF+3 ;1.00
MOV @R1,#86H
INC R1
MOV @R1,#3FH
INC R1
MOV @R1,#3FH
LJMP REST
L99: MOV @R1,#6FH ;0.99
INC R1
MOV @R1,#6FH
LJMP REST
L98: MOV @R1,#6FH ;0.98
INC R1
MOV @R1,#7FH
LJMP REST
L97: MOV @R1,#6FH ;0.97
INC R1
MOV @R1,#07H
LJMP REST
L96: MOV @R1,#6FH ;0.96
INC R1
MOV @R1,#7DH
LJMP REST
L95: MOV @R1,#6FH ;0.95
INC R1
MOV @R1,#6DH
LJMP REST
L94: MOV @R1,#6FH ;0.94
INC R1
MOV @R1,#66H
LJMP REST
COM22: CJNE @R0,#16H,COM23 ;22 0.93
MOV @R1,#6FH
INC R1
MOV @R1,#4FH
LJMP REST
COM23: CJNE @R0,#17H,COM24 ;23 0.92
MOV @R1,#6FH
INC R1
MOV @R1,#5BH
LJMP REST
COM24: CJNE @R0,#18H,COM25 ;24 0.91
MOV @R1,#6FH
INC R1
MOV @R1,#06H
LJMP REST
COM25: CJNE @R0,#19H,COM26 ;25 0.90
MOV @R1,#6FH
INC R1
MOV @R1,#3FH
LJMP REST
COM26: CJNE @R0,#1AH,COM27 ;26 0.90
MOV @R1,#6FH
INC R1
MOV @R1,#3FH
LJMP REST
COM27: CJNE @R0,#1BH,COM28 ;27 0.89
MOV @R1,#7FH
INC R1
MOV @R1,#6FH
LJMP REST
COM28: CJNE @R0,#1CH,COM29 ;28 0.88

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์ในการตีพิมพ์เพื่อการใช้งานที่ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#7FH
LJMP   REST
COM29: CJNE   @R0,#1DH,COM30      ;29  0.88
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#7FH
LJMP   REST
COM30: CJNE   @R0,#1EH,COM31      ;30  0.87
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#07H
LJMP   REST
COM31: CJNE   @R0,#1FH,COM32      ;31  0.86
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#7DH
LJMP   REST
COM32: CJNE   @R0,#20H,COM33      ;32  0.85
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#6DH
LJMP   REST
COM33: CJNE   @R0,#21H,COM34      ;33  0.84
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#66H
LJMP   REST
COM34: CJNE   @R0,#22H,COM35      ;34  0.83
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#4FH
LJMP   REST
COM35: CJNE   @R0,#23H,COM36      ;35  0.82
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#5BH
LJMP   REST
COM36: CJNE   @R0,#24H,COM37      ;36  0.81
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#06H
LJMP   REST
COM37: CJNE   @R0,#25H,COM38      ;37  0.80
MOV    @R1,#7FH
INC    R1
MOV    @R1,#3FH
LJMP   REST
COM38: CJNE   @R0,#26H,COM39      ;38  0.79
MOV    @R1,#07H
INC    R1
MOV    @R1,#6FH
LJMP   REST
COM39: CJNE   @R0,#27H,COM40      ;39  0.78
MOV    @R1,#07H
INC    R1
MOV    @R1,#7FH
LJMP   REST
COM40: CJNE   @R0,#28H,COM41      ;40  0.77
MOV    @R1,#07H
INC    R1
MOV    @R1,#07H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์การใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

COM41:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#29H,COM42	;41	0.75
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#6DH		
COM42:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2AH,COM43	;42	0.74
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#66H		
COM43:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2BH,COM44	;43	0.73
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#4FH		
COM44:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2CH,COM45	;44	0.72
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#5BH		
COM45:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2DH,COM46	;45	0.71
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#06H		
COM46:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2EH,COM47	;46	0.70
	MOV	@R1,#07H		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#3FH		
COM47:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#2FH,COM48	;47	0.68
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#7FH		
COM48:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#30H,COM49	;48	0.67
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#07H		
COM49:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#31H,COM50	;49	0.65
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#6DH		
COM50:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#32H,COM51	;50	0.64
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#66H		
COM51:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#33H,COM52	;51	0.63
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#4FH		
COM52:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#34H,COM53	;52	0.62
	MOV	@R1,#7DH		
	INC	R1		
	MOV	@R1,#5BH		
COM53:	LJMP	REST		
	CJNE	@R0,#35H,COM54	;53	0.60
	MOV	@R1,#7DH		

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์ของสำนักงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

INC R1
MOV @R1,#3FH
LJMP REST
COM54: CJNE @R0,#36H,COM55 ;54 0.59
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#6FH
LJMP REST
COM55: CJNE @R0,#37H,COM56 ;55 0.58
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#7FH
LJMP REST
COM56: CJNE @R0,#38H,COM57 ;56 0.56
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#7DH
LJMP REST
COM57: CJNE @R0,#39H,COM58 ;57 0.55
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#6DH
LJMP REST
COM58: CJNE @R0,#3AH,COM59 ;58 0.53
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#4FH
LJMP REST
COM59: CJNE @R0,#3BH,COM60 ;59 0.52
MOV @R1,#6DH
INC R1
MOV @R1,#5BH
LJMP REST
COM60: MOV @R1,#6DH ;60 0.50
INC R1
MOV @R1,#3FH
REST: RET

;SUBROUTINE FOR KEY WAIT
DELO: MOV R1,#0FFH ;Delay for Keydown
DEL1: MOV R0,#00H
DJNZ R0,$
DJNZ R1,DEL1
RET

```

```

;SUBROUTINE PROGRAM SETTING
PROGRAM: MOV DPTR,#CONA1
;SUBROUTINE AUTO/MANUAL
MANUAL: MOV DPTR,#CONA1 ;Move Input from Input Port
MOVX A,@DPTR
MOV R7,A ;Separate Number of Pulse
ANL A,#3FH
MOV NUMPUL,A
MOV DISBUFF+1,#0F3H ;P.
MOV DISBUFF+7,#06H ;1
MOV A,R7
ANL A,#80H ;Separate Lead/Lag
CJNE A,#80H,LAG10
MOV DISBUFF+3,#0D8H ;Lead /c.
LJMP CONTI10
LAG10: MOV DISBUFF+3,#84H ;Lag /i.
CONTI10: MOV A,R7
ANL A,#40H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

    CJNE    A,#40H,BA10
    LJMP    BEGIN
BA10:    MOV     R0,#NUMPUL
    MOV     R1,#DISBUFF+4
    CALL    COMO
    MOV     R4,#6FH                ;Value of Loop Time
SHOW11:  MOV     R5,#08H
    MOV     R6,#00H
    MOV     R7,#DISBUFF
SHOW12:  CALL    SCAN0
    CJNE    R6,#07H,SHOW13
    MOV     DPTR,#CONC2
    MOVX    A,@DPTR
    ANL    A,#0FH
    CJNE    A,#0FH,KEYDOWN1
    MOV     DISBUFF+2,#40H
    CLR     TRO
SHOW13:  DJNZ    R5,SHOW12
    DJNZ    R4,SHOW11
    LJMP    MANUAL
KEYDOWN1: SWAP    A
    ORL    A,R6
INCRE11: CJNE    A,#0B7H,DECRE11
    LJMP    INCRE12
DECRE11: CJNE    A,#77H,ENTER11
    LJMP    DECRE12
ENTER11: CJNE    A,#0D7H,SHOW13
    CLR     TRO
    MOV     DPTR,#CONC2
CH11:   MOVX    A,@DPTR
    ANL    A,#0FH
    CJNE    A,#0FH,CH11
    LJMP    PFSETT
INCRE12: MOV     DISBUFF+2,#01H
    JNB    STATE,INCRE13
    JB     TRO,SHOW13
INCRE13: CLR     TRO
    MOV     TIME1,#00H
    MOV     TIME2,#00H
    MOV     TIME3,TIME
    SETB   STATE
    SETB   TRO
    LJMP   SHOW13
DECRE12: MOV     DISBUFF+2,#08H
    JB     STATE,DECRE13
    JB     TRO,SHOW13
DECRE13: CLR     TRO
    MOV     TIME1,#00H
    MOV     TIME2,#00H
    MOV     TIME3,TIME
    CLR    STATE
    SETB   TRO
    LJMP   SHOW13

;SUBROUTINE POWER FACTOR SETTING
PFSETT:  MOV     R2,PFSET1                ;Compare PF. to Number of Pulse
CO0:    CJNE    R2,#00H,CO1                ;1.00
    MOV     PFSET,#00H
    LJMP    PF1
CO1:    CJNE    R2,#01H,CO2                ;0.99
    MOV     PFSET,#07H
    LJMP    PF1
CO2:    CJNE    R2,#02H,CO3                ;0.98

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารงานวิจัยที่จัดทำขึ้นเพื่อการศึกษานั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	MOV	PFSET, #0BH	
	LJMP	PF1	
CO3:	CJNE	R2, #03H, CO4	;0.97
	MOV	PFSET, #0DH	
	LJMP	PF1	
CO4:	CJNE	R2, #04H, CO5	;0.96
	MOV	PFSET, #0FH	
	LJMP	PF1	
CO5:	CJNE	R2, #05H, CO6	;0.95
	MOV	PFSET, #12H	
	LJMP	PF1	
CO6:	CJNE	R2, #06H, CO7	;0.94
	MOV	PFSET, #14H	
	LJMP	PF1	
CO7:	CJNE	R2, #07H, CO8	;0.93
	MOV	PFSET, #16H	
	LJMP	PF1	
CO8:	CJNE	R2, #08H, CO9	;0.92
	MOV	PFSET, #17H	
	LJMP	PF1	
CO9:	CJNE	R2, #09H, CO10	;0.91
	MOV	PFSET, #18H	
	LJMP	PF1	
CO10:	CJNE	R2, #0AH, CO11	;0.90
	MOV	PFSET, #1AH	
	LJMP	PF1	
CO11:	CJNE	R2, #0BH, CO12	;0.89
	MOV	PFSET, #1BH	
	LJMP	PF1	
CO12:	CJNE	R2, #0CH, CO13	;0.88
	MOV	PFSET, #1CH	
	LJMP	PF1	
CO13:	CJNE	R2, #0DH, CO14	;0.87
	MOV	PFSET, #1EH	
	LJMP	PF1	
CO14:	CJNE	R2, #0EH, CO15	;0.86
	MOV	PFSET, #1FH	
	LJMP	PF1	
CO15:	CJNE	R2, #0FH, CO16	;0.85
	MOV	PFSET, #20H	
	LJMP	PF1	
CO16:	CJNE	R2, #10H, CO17	;0.84
	MOV	PFSET, #21H	
	LJMP	PF1	
CO17:	CJNE	R2, #11H, CO18	;0.83
	MOV	PFSET, #22H	
	LJMP	PF1	
CO18:	CJNE	R2, #12H, CO19	;0.82
	MOV	PFSET, #23H	
	LJMP	PF1	
CO19:	CJNE	R2, #13H, CO20	;0.81
	MOV	PFSET, #24H	
	LJMP	PF1	
CO20:	CJNE	R2, #14H, CO21	;0.80
	MOV	PFSET, #25H	
	LJMP	PF1	
CO21:	CJNE	R2, #15H, CO22	;0.79
	MOV	PFSET, #26H	
	LJMP	PF1	
CO22:	CJNE	R2, #16H, CO23	;0.78
	MOV	PFSET, #27H	
	LJMP	PF1	
CO23:	CJNE	R2, #17H, CO24	;0.77

เอกสารนี้เป็นเอกสารงานวิจัยเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV    PFSET,#28H
LJMP   PF1
CO24:  CJNE  R2,#18H,CO25          ;0.76
MOV    PFSET,#29H
LJMP   PF1
CO25:  CJNE  R2,#19H,CO26          ;0.75
MOV    PFSET,#29H
LJMP   PF1
CO26:  CJNE  R2,#1AH,CO27          ;0.74
MOV    PFSET,#2AH
LJMP   PF1
CO27:  CJNE  R2,#1BH,CO28          ;0.73
MOV    PFSET,#2BH
LJMP   PF1
CO28:  CJNE  R2,#1CH,CO29          ;0.72
MOV    PFSET,#2CH
LJMP   PF1
CO29:  CJNE  R2,#1DH,CO30          ;0.71
MOV    PFSET,#2DH
LJMP   PF1
CO30:  CJNE  R2,#1EH,PF1           ;0.70
MOV    PFSET,#2EH
PF1:   MOV    R0,#PFSET
MOV    DISBUFF+2,#00H
MOV    DISBUFF+7,#5BH             ;2
MOV    R1,#DISBUFF+4
MOV    DISBUFF+3,#84H             ;i
CALL   COM0
SHOW21: MOV    R4,#08H
MOV    R6,#00H
MOV    R7,#DISBUFF
MOV    DPTR,#CONA1
MOVX   A,@DPTR
ANL    A,#40H
CJNE   A,#40H,SHOW22
LJMP   BEGIN
SHOW22: CALL   SCAN0
MOV    DPTR,#CONC2
MOVX   A,@DPTR
ANL    A,#0FH
CJNE   A,#0FH,KEYDOWN2
SHOW23: DJNZ  R4,SHOW22
LJMP   SHOW21
KEYDOWN2: SWAP  A
ORL    A,R6
INCRE21: CJNE  A,#77H,DECRE21
LJMP   INCRE22
DECRE21: CJNE  A,#0B7H,ENTER21
LJMP   DECRE22
ENTER21: CJNE  A,#0D7H,SHOW22
MOV    DPTR,#CONC2                ;go to Time Setting
CH21:  MOVX   A,@DPTR
ANL    A,#0FH
CJNE   A,#0FH,CH21
LJMP   TIMESEC
INCRE22: MOV    A,PFSET1           ;Increase PF. to Better
CJNE   A,#1EH,INCRE23
LJMP   PFSETT
INCRE23: INC    A
MOV    PFSET1,A
CALL   DELO
LJMP   PFSETT
DECRE22: MOV    A,PFSET1           ;Decrease PF.

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารงานชิ้นนี้เป็นการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        CJNE    A,#00H,DECRE23
        LJMP    PFSETT
DECRE23: DEC     A
        MOV     PFSET1,A
        CALL   DELO
        LJMP    PFSETT

;SUBROUTINE TIMER SETTING
TIMSEEC: MOV     A,TIME                ;1-9,0
        CLR     C
        SUBB   A,#0AH
        JNC    TIMO
        MOV     A,TIME
        LJMP   COMPARE
TIMO:    MOV     A,TIME                ;A-13,6
        CLR     C
        SUBB   A,#14H
        JNC    TIM1
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#06H
        LJMP   COMPARE
TIM1:    MOV     A,TIME                ;14-1D,C
        CLR     C
        SUBB   A,#1EH
        JNC    TIM2
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#0CH
        LJMP   COMPARE
TIM2:    MOV     A,TIME                ;1E-27,12
        CLR     C
        SUBB   A,#28H
        JNC    TIM3
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#12H
        LJMP   COMPARE
TIM3:    MOV     A,TIME                ;28-31,18
        CLR     C
        SUBB   A,#32H
        JNC    TIM4
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#18H
        LJMP   COMPARE
TIM4:    MOV     A,TIME                ;32-3B,1E
        CLR     C
        SUBB   A,#3CH
        JNC    TIM5
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#1EH
        LJMP   COMPARE
TIM5:    MOV     A,TIME                ;3C-45,24
        CLR     C
        SUBB   A,#46H
        JNC    TIM6
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#24H
        LJMP   COMPARE
TIM6:    MOV     A,TIME                ;46-4F,2A
        CLR     C
        SUBB   A,#50H
        JNC    TIM7
        MOV     A,TIME
        ADD    A,#2AH
        LJMP   COMPARE

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของหน่วยงานราชการการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

TIM7:    MOV    A, TIME                ;50-59,30
         CLR    C
         SUBB   A, #5AH
         JNC    TIM8
         MOV    A, TIME
         ADD    A, #30H
         LJMP   COMPARE
TIM8:    MOV    A, TIME                ;5A-63,36
         CLR    C
         SUBB   A, #64H
         JNC    TIM9
         MOV    A, TIME
         ADD    A, #36H
         LJMP   COMPARE
TIM9:    MOV    A, #99H
COMPARE: PUSH   ACC                    ;Change to Segment Code
         ANL    A, #0FH                 ;Change Low
         MOV    R0, A
         MOV    DPTR, #SEGTAB1
         MOV    A, DPL
         CLR    C
         ADD    A, R0
         MOV    DPL, A
         MOV    A, DPH
         ADDC   A, #00H
         MOV    DPH, A
         MOVX   A, @DPTR
         MOV    DISBUFF+4, A
         POP    ACC                    ;Change High
         ANL    A, #0FOH
         SWAP   A
         MOV    R0, A
         MOV    DPTR, #SEGTAB1
         MOV    A, DPL
         CLR    C
         ADD    A, R0
         MOV    DPL, A
         MOV    A, DPH
         ADDC   A, #00H
         MOV    DPH, A
         MOVX   A, @DPTR
         MOV    DISBUFF+3, A
         MOV    DISBUFF+5, #0EDH       ;S.=Seconds
         MOV    DISBUFF+7, #4FH       ;3
SHOW31:  MOV    R4, #08H
         MOV    R6, #00H
         MOV    R7, #DISBUFF
         MOV    DPTR, #CONA1
         MOVX   A, @DPTR
         ANL    A, #40H
         CJNE   A, #40H, SHOW32
         LJMP   BEGIN
SHOW32:  CALL   SCAN0
         MOV    DPTR, #CONC2
         MOVX   A, @DPTR
         ANL    A, #0FH
         CJNE   A, #0FH, KEYDOWN3
SHOW33:  DJNZ   R4, SHOW32
         LJMP   SHOW31
KEYDOWN3: SWAP   A
         ORL    A, R6
INCRE31: CJNE   A, #0B7H, DECRE31
         LJMP   INCRE32

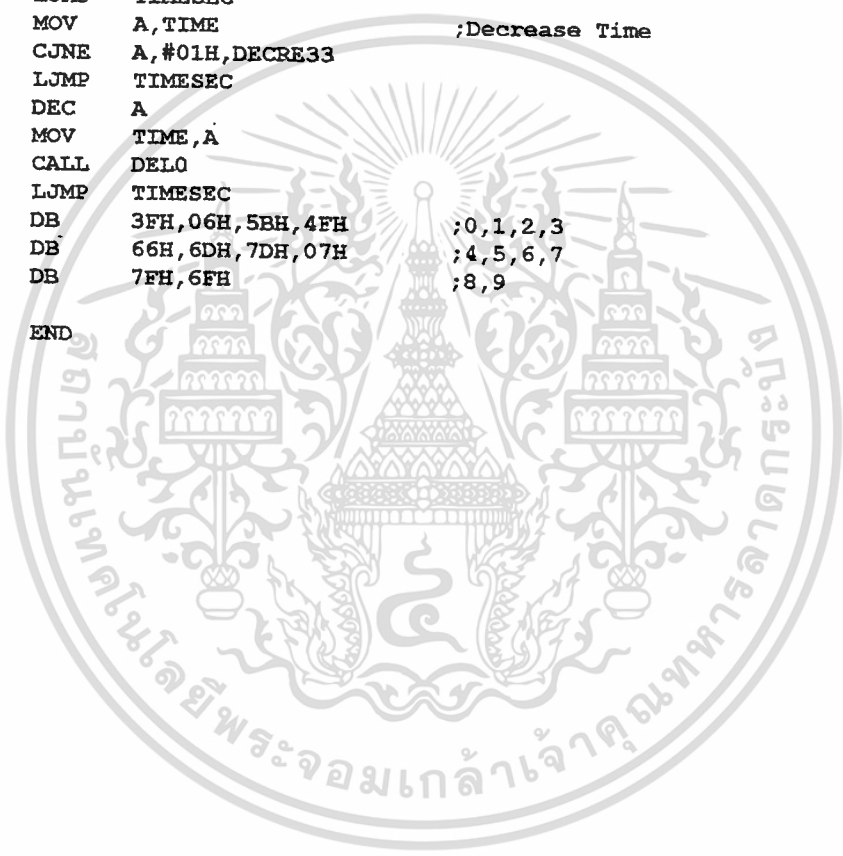
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารตัวอย่างการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DECRE31: CJNE  A,#77H,ENTER31
          LJMP  DECRE32
ENTER31: CJNE  A,#0D7H,SHOW32
          MOV   DPTR,#CONC2           ;go to Manual
CH31:    MOVX  A,@DPTR
          ANL   A,#0FH
          CJNE  A,#0FH,CH31
          LJMP  MANUAL
INCRE32: MOV   A,TIME                 ;Increase Time
          CJNE  A,#63H,INCRE33
          LJMP  TIMESEC
INCRE33: INC   A
          MOV   TIME,A
          CALL  DELO
          LJMP  TIMESEC
DECRE32: MOV   A,TIME                 ;Decrease Time
          CJNE  A,#01H,DECRE33
          LJMP  TIMESEC
DECRE33: DEC   A
          MOV   TIME,A
          CALL  DELO
          LJMP  TIMESEC
SEGTAB1: DB   3FH,06H,5BH,4FH        ;0,1,2,3
          DB   66H,6DH,7DH,07H      ;4,5,6,7
          DB   7FH,6FH                ;8,9
END

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคผนวก ข



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อัตราค่าไฟฟ้าการไฟฟ้านครหลวง

ประเภทที่ 1 บ้านอยู่อาศัย

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าในบ้านเรือนที่อยู่อาศัย วัดและโบสถ์ต่าง ๆ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

1.1 ปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 150 หน่วยต่อเดือน

อัตรารายเดือน : ค่าพลังงานไฟฟ้า

5 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-5)	เป็นเงิน	4.96	บาท
10 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 6-15)	หน่วยละ	0.7124	บาท
10 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 16-25)	หน่วยละ	0.8993	บาท
10 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 26-35)	หน่วยละ	1.1516	บาท
65 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 36-100)	หน่วยละ	1.5348	บาท
50 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 101-150)	หน่วยละ	1.6282	บาท
250 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 151-400)	หน่วยละ	2.1329	บาท
เกินกว่า 400 หน่วย (หน่วยที่ 401 เป็นต้นไป)	หน่วยละ	2.4226	บาท

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : เดือนละ 4.67 บาท

1.2 ปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเกินกว่า 150 หน่วยต่อเดือน

อัตรารายเดือน : ค่าพลังงานไฟฟ้า

35 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-35)	เป็นเงิน	85.21	บาท
115 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 36-150)	หน่วยละ	1.1236	บาท
250 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 151-400)	หน่วยละ	2.1329	บาท
เกินกว่า 400 หน่วย (หน่วยที่ 401 เป็นต้นไป)	หน่วยละ	2.4226	บาท

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : เดือนละ 88.18 บาท

หมายเหตุ

1. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้า ขนาดไม่เกิน 5 แอมแปร์ 220 โวลต์ 1 เฟส 2 สาย จะถูกจัดให้อยู่ในประเภทที่ 1 ข้อ 1.1 แต่ถ้ามีการใช้พลังงานไฟฟ้าเกินกว่า 150 หน่วยต่อเดือนติดต่อกัน 3 เดือน ในเดือนถัดไปจะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 1 ข้อ 1.2 และถ้ามีการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 150 หน่วยต่อเดือนติดต่อกัน 3 เดือน ในเดือนถัดไปจะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 1 ข้อ

1.1 ตามเดิม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
2. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้า ขนาดเกินกว่า 5 แอมแปร์ 220 โวลต์ 1 เฟส 2
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้
สาย จะถูกจัดให้อยู่ในประเภทที่ 1 ข้อ 1.2 ตลอดไป

2. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้า ขนาดเกินกว่า 5 แอมแปร์ 220 โวลต์ 1 เฟส 2 สาย จะถูกจัดให้อยู่ในประเภทที่ 1 ข้อ 1.2 ตลอดไป
3. สถานที่ที่ใช้ในการประกอบศาสนกิจ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้องสามารถเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 6 ได้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประเภทที่ 2 กิจการขนาดเล็ก

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าเพื่อประกอบธุรกิจ ธุรกิจรวมกับที่อยู่อาศัย อุตสาหกรรม และหน่วยงานรัฐวิสาหกิจ หรืออื่น ๆ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ซึ่งมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

อัตรารายเดือน : ค่าพลังงานไฟฟ้า

35 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-35)	เป็นเงิน	89.89	บาท
115 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 36-150)	หน่วยละ	1.1236	บาท
250 หน่วยต่อไป (หน่วยที่ 151-400)	หน่วยละ	2.1329	บาท
เกินกว่า 400 หน่วย (หน่วยที่ 401 เป็นต้นไป)	หน่วยละ	2.4226	บาท

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : เดือนละ 87.85 บาท

หมายเหตุ

ผู้ใช้ไฟฟ้าประเภทที่ 2 นี้ หากในรอบเดือนใดมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดตั้งแต่ 30 กิโลวัตต์ขึ้นไป จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 3 ประเภทที่ 4 หรือประเภทที่ 5 แล้วแต่กรณี และจะจัดเข้ามาอยู่ในประเภทที่ 2 อีกต่อเมื่อความต้องการพลังไฟฟ้างดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน

ประเภทที่ 8 กิจการขนาดกลาง

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าเพื่อประกอบธุรกิจ อุตสาหกรรม และหน่วยรัฐวิสาหกิจ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ซึ่งมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดตั้งแต่ 30 - 1,999 กิโลวัตต์และมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนไม่เกิน 355,000 หน่วยต่อเดือน รวมถึงส่วนราชการที่มีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 250,000 ถึง 355,000 หน่วยต่อเดือน โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

8.1 อัตราปกติ

อัตรารายเดือน'

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า	ค่าพลังงานไฟฟ้า
	บาท/กิโลวัตต์	บาท/หน่วย
3.1.1 แรงดัน 69 กิโลโวลท์ขึ้นไป	175.70	1.0208
3.1.2 แรงดัน 12.24 กิโลโวลท์	196.26	1.0582
3.1.3 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลท์	221.50	1.0862

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้าเป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้งตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

8.2 อัตราตามช่วงเวลาของการใช้ (Time of Use Rate : TOUR)

อัตรารายเดือน

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า		ค่าพลังงานไฟฟ้า		ค่าบริการ บาท/เดือน
	บาท/กิโลวัตต์		บาท/หน่วย.		
	1'	1'	2'	3'	
3.2.1 แรงดัน 115 กิโลโวลท์ขึ้นไป	102.80	1.5349	0.6671	0.6062	400.00
3.2.2 แรงดัน 69 กิโลโวลท์	158.88	1.6292	0.6769	0.6153	400.00
3.2.3 แรงดัน 12-24 กิโลโวลท์	200.93	1.7736	0.6861	0.6236	850.00
3.2.4 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลท์	214.95	1.8891	0.7283	0.6616	850.00

1' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 09.00-22.00 น. (On Peak)

2' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 22.00-09.00 น. (Off Peak)

3' วันอาทิตย์ - วันเสาร์ เวลา 00.00-24.00 น. (Off Peak)

เอกสารนี้เป็นเอกสารตัวอย่าง ไม่สามารถนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้าเป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในช่วงเวลา On Peak ในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : ค่าไฟฟ้าต่ำสุดในแต่ละเดือน ต้องไม่ต่ำกว่าร้อยละ 70 ของค่าความต้องการพลังไฟฟ้า (Demand Charge) ที่สูงสุดในรอบ 12 เดือนที่ผ่านมา (สิ้นสุดในเดือนปัจจุบัน)

ค่าเพนเวอร์แฟกเตอร์

สำหรับผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีเพนเวอร์แฟกเตอร์ (Lag) ถ้าในรอบเดือนใดผู้ใช้ไฟฟ้ามีความต้องการพลังไฟฟ้แอกตีฟเฉลี่ยใน 15 นาทีสูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) เกินกว่าร้อยละ 63 ของความต้องการพลังไฟฟ้าแอกตีฟเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) แล้ว เฉพาะส่วนที่เกินจะต้องเสียค่าเพนเวอร์แฟกเตอร์ในอัตราkilowatt ละ 14.02 บาท สำหรับการเรียกเก็บเงินค่าไฟฟ้าในรอบเดือนนั้น เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

หมายเหตุ

1. ผู้ใช้ไฟฟ้าประเภทที่ 3 นี้ จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 3 ข้อ 3.1 และหากมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 250,000 หน่วยต่อเดือน สามารถเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 3 ข้อ 3.2 ได้ ทั้งนี้หากเลือกใช้แล้วจะกลับไปใช้อัตราเดิมอีกไม่ได้ แม้ว่าต่อไปจะมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 250,000 หน่วยต่อเดือน นอกจากนี้จะมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน หรือได้มีการเปลี่ยนแปลงลักษณะการใช้ไฟฟ้า
2. ส่วนราชการที่มีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 250,000 หน่วยต่อเดือน จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 3 นี้ ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน ตุลาคม 2540 โดยจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 3 ข้อ 3.2
3. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน ในเดือนถัดไปจะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 2 หรือประเภทที่ 6 แล้วแต่กรณี และจะจัดเข้ามาอยู่ในประเภทที่ 3 อีกเมื่อมีความต้องการพลังไฟฟ้าดังกล่าวตั้งแต่ 30 - 1,999 กิโลวัตต์
4. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ประสงค์จะเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 3 ข้อ 3.2 ต้องติดต่อแจ้งความประสงค์กับการไฟฟ้านครหลวง

ประเภทที่ 4 กิจการขนาดใหญ่

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าเพื่อประกอบธุรกิจ อุตสาหกรรม ส่วนราชการและหน่วยงานรัฐวิสาหกิจ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ซึ่งมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดตั้งแต่ 2,000 กิโลวัตต์ขึ้นไป หรือมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 355,000 หน่วยต่อเดือน โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

4.1 อัตราตามช่วงเวลาของวัน (Time of Day Rate : TODR)

อัตรารายเดือน

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า			ค่าพลังงานไฟฟ้า บาท/หน่วย
	บาท/กิโลวัตต์			
	1'	2'	3'	
4.1.1 แรงดัน 69 กิโลโวลต์ขึ้นไป	224.30	29.91	0	1.0208
4.1.2 แรงดัน 12.24 กิโลโวลต์	285.05	58.88	0	1.0582
4.1.3 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลต์	332.71	68.22	0	1.0882
1' เวลา 18.30-21.30 น. ของทุกวัน (On Peak)				
2' เวลา 08.00-18.30 น. ของทุกวัน (Partial Peak) คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้าเฉพาะส่วนที่เกินจากช่วง On Peak				
-3' เวลา 21.30-08.00 น. ของทุกวัน (Off-Peak) ไม่คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้า				

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้าเป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้งตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

4.2 อัตราตามช่วงเวลาของการใช้ (Time of Use Rate : TOUR)

อัตรารายเดือน

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า		ค่าพลังงานไฟฟ้า		ค่าบริการ บาท/เดือน
	บาท/กิโลวัตต์		บาท/หน่วย		
	1'	1'	2'	3'	
4.2.1 แรงดัน 115 กิโลโวลต์ขึ้นไป	102.80	1.5349	0.6671	0.6062	400.00
4.2.2 แรงดัน 69 กิโลโวลต์	158.88	1.6292	0.6769	0.6153	400.00
4.2.3 แรงดัน 12-24 กิโลโวลต์	200.93	1.7736	0.6861	0.6236	850.00

เอกสารนี้จัดทำขึ้นเพื่อใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้โดยไม่ขอขออนุญาต
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2.4 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลต์ 214.95 1.8891 0.7283 0.6616 850.00

1' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 09.00-22.00 น. (On Peak)

2' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 22.00-09.00 น. (Off Peak)

3' วันอาทิตย์ เวลา 00.00-24.00 น. (Off Peak)

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้าเป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในช่วงเวลา On Peak ในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : ค่าไฟฟ้าต่ำสุดในแต่ละเดือน ต้องไม่ต่ำกว่าร้อยละ 70 ของค่าความต้องการพลังไฟฟ้า (Demand Charge) ที่สูงสุดในรอบ 12 เดือนที่ผ่านมา (สิ้นสุดในเดือนปัจจุบัน)

ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์

สำหรับผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีเพาเวอร์แฟกเตอร์ (Lag) ถ้าในรอบเดือนใดผู้ใช้ไฟฟ้ามีความต้องการพลังไฟฟ้ารีแอกติฟเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) เกินกว่าร้อยละ 63 ของความต้องการพลังไฟฟ้าแอกติฟเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) แล้ว เฉพาะส่วนที่เกินจะต้องเสียค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ในอัตรา กิโลวัตต์ละ 14.02 บาท สำหรับการเรียกเก็บเงินค่าไฟฟ้าในรอบเดือนนั้น เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

หมายเหตุ

1. ผู้ใช้ไฟฟ้าประเภทที่ 4 นี้ จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 ข้อ 4.1 ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน มกราคม 2540 และสามารถเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 4 ข้อ 4.2 ได้ ทั้งนี้หากเลือกไปแล้วจะกลับไปใช้อัตราเดิมอีกไม่ได้ แม้ว่าต่อไปจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 2,000 กิโลวัตต์ หรือมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 355,000 หน่วยต่อเดือน นอกจากจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าดังกล่าวต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน หรือได้มีการเปลี่ยนแปลงลักษณะการใช้ไฟฟ้า

2. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่จัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน ตุลาคม 2540 จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 ข้อ 4.2 แม้ว่าต่อไปจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 2,000 กิโลวัตต์ หรือมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 355,000 หน่วยต่อเดือน นอกจากจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าดังกล่าวต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน หรือได้มีการเปลี่ยนแปลงลักษณะการใช้ไฟฟ้า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3. ส่วนราชการที่มีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 250,000 หน่วยต่อเดือน จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 นี้ ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน ตุลาคม 2540 โดยจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 ข้อ 4.2

4. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน ในเดือนถัดไปจะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 2 หรือประเภทที่ 6 แล้วแต่กรณี และจะจัดเข้ามาอยู่ในประเภทที่ 4 อีกเมื่อมีความต้องการพลังไฟฟ้าดังกล่าวตั้งแต่ 2,000 กิโลวัตต์ขึ้นไป หรือมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 355,000 หน่วยต่อเดือน

5. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดตั้งแต่ 2,000 กิโลวัตต์ขึ้นไปในเดือนใด หรือมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 355,000 หน่วยต่อเดือน จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 4 ในเดือนถัดไปหลังจากเดือนที่ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าตามช่วงเวลาของวัน (TOD Meter) หรือเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าตามช่วงเวลาของการใช้ (TOD Meter) หากยังไม่ได้ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าดังกล่าว อนุโลมไม่คิดค่าไฟฟ้าตามอัตราประเภทเดิมไปพลางก่อน

6. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ประสงค์จะเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 4 ข้อ 4.2 ต้องติดต่อแจ้งความประสงค์กับการไฟฟ้านครหลวง

ประเภทที่ 5 กิจการเฉพาะอย่าง

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าเพื่อประกอบกิจการโรงแรมและกิจ

อัตรารายเดือนการให้เข้าพักอาศัย ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ซึ่งมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดตั้งแต่ 30 กิโลวัตต์ขึ้นไป โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

5.1 อัตราปกติ

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า บาท/กิโลวัตต์	ค่าพลังงานไฟฟ้า บาท/หน่วย
5.1.1 แรงดัน 69 กิโลโวลต์ขึ้นไป	220.56	1.0208
5.1.2 แรงดัน 12.24 กิโลโวลต์	256.07	1.0582
5.1.3 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลต์	276.64	1.0882

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้าเป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้งตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

5.2 อัตราตามช่วงเวลาของการใช้ (Time of Use Rate : TOUR)

อัตรารายเดือน

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า บาท/กิโลวัตต์		ค่าพลังงานไฟฟ้า บาท/หน่วย		ค่าบริการ บาท/เดือน
	1'	1'	2'	3'	
5.2.1 แรงดัน 115 กิโลโวลต์ขึ้นไป	102.80	1.5349	0.6671	0.6062	400.00
5.2.2 แรงดัน 69 กิโลโวลต์	158.88	1.6292	0.6769	0.6153	400.00
5.2.3 แรงดัน 12-24 กิโลโวลต์	200.93	1.7736	0.6861	0.6236	850.00
5.2.4 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลต์	214.95	1.8891	0.7283	0.6616	850.00

1' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 09.00-22.00 น. (On Peak)

2' วันจันทร์ - เสาร์ เวลา 22.00-09.00 น. (Off Peak)

3' วันอาทิตย์ เวลา 00.00-24.00 น. (Off Peak)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ความต้องการพลังไฟฟ้า : ความต้องการพลังไฟฟ้าแต่ละเดือน คือความต้องการพลังไฟฟ้า เป็นกิโลวัตต์ เฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดในช่วงเวลา On Peak ในรอบเดือน เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : ค่าไฟฟ้าต่ำสุดในแต่ละเดือน ต้องไม่ต่ำกว่าร้อยละ 70 ของค่าความต้องการพลังไฟฟ้า (Demand Charge) ที่สูงสุดในรอบ 12 เดือนที่ผ่านมา (สิ้นสุดในเดือนปัจจุบัน)

ค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์

สำหรับผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีเพาเวอร์แฟกเตอร์ (Lag) ถ้าในรอบเดือนใดผู้ใช้ไฟฟ้ามีความต้องการพลังไฟฟ้านี้อีกเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) เกินกว่าร้อยละ 63 ของความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุด เมื่อคิดเป็นกิโลวัตต์ (Maximum 15 minute kilowatt demand) แล้ว เฉพาะส่วนที่เกินจะต้องเสียค่าเพาเวอร์แฟกเตอร์ในอัตรา กิโลวัตต์ละ 14.02 บาท สำหรับการเรียกเก็บเงินค่าไฟฟ้าในรอบเดือนนั้น เศษของกิโลวัตต์ถ้าไม่ถึง 0.5 กิโลวัตต์ตัดทิ้ง ตั้งแต่ 0.5 กิโลวัตต์ขึ้นไปคิดเป็น 1 กิโลวัตต์

หมายเหตุ

1. ผู้ใช้ไฟฟ้าประเภทที่ 5 นี้ จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 5 ข้อ 5.1 ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน มกราคม 2540 และหากมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 250,000 หน่วยต่อเดือน สามารถเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 5 ข้อ 5.2 ได้ ทั้งนี้หากเลือกใช้แล้วจะกลับไปใช้อัตราเดิมอีกไม่ได้ แม้ว่าต่อไปจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าไม่เกิน 250,000 หน่วยต่อเดือน นอกจากจะมีความต้องการพลังไฟฟ้างวดเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน หรือได้มีการเปลี่ยนแปลงลักษณะการใช้ไฟฟ้า

2. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่จัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 5 ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน ตุลาคม 2540 จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 5 ข้อ 5.2 แม้ว่าต่อไปจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนเกินกว่า 355,000 หน่วยต่อเดือน จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 5 ข้อ 5.2 แม้ว่าต่อไปจะมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าไม่เกิน 355,000 หน่วยต่อเดือน นอกจากจะมีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน หรือได้มีการเปลี่ยนแปลงลักษณะการใช้ไฟฟ้า

3. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีความต้องการพลังไฟฟ้าเฉลี่ยใน 15 นาทีที่สูงสุดต่ำกว่า 30 กิโลวัตต์ติดต่อกันเป็นเวลา 12 เดือน ในเดือนถัดไปจะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 2 และจะจัดเข้ามาอยู่ในประเภทที่ 5 อีกเมื่อมีความต้องการพลังไฟฟ้างวดตั้งแต่ 30 กิโลวัตต์ขึ้นไป

4. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่จัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 5 ข้อ 5.2 จะจัดเข้าอยู่ในเดือนถัดไปหลังจากที่ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าตามช่วงเวลาของการใช้ (TOU Meter) หากยังไม่ได้ติดตั้งเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าดังกล่าว อนุโลมไม่คิดค่าไฟฟ้าตามอัตราประเภทเดิมไปพลางก่อน

5. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ประสงค์จะเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 5 ข้อ 5.2 ต้องติดต่อแจ้งความประสงค์กับการไฟฟ้านครหลวง



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประเภทที่ 6 ส่วนราชการและองค์กรที่ไม่แสวงหากำไร

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้าของส่วนราชการ หน่วยงานตามกฎหมาย ระเบียบบริหารราชการส่วนท้องถิ่น ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ซึ่งมีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือนไม่เกิน 250,000 หน่วยต่อเดือน และองค์กรที่ไม่ใช่ส่วนราชการแต่มีวัตถุประสงค์ในการให้บริการ โดยไม่คิดค่าตอบแทน รวมถึงสถานที่ที่ใช้ในการประกอบศาสนกิจ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง แต่ไม่รวมถึงหน่วยงานรัฐวิสาหกิจ สถานทูต สถานที่ทำการเกี่ยวกับกิจการของต่างชาติ และสถานที่ทำการขององค์การระหว่างประเทศ โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

อัตรารายเดือน

6.1 ระดับแรงดันไฟฟ้า 69 กิโลโวลท์ขึ้นไป

ค่าพลังงานไฟฟ้า :

10,000 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-10,000) เป็นเงิน 14,413.3 บาท
เกินกว่า 10,000 หน่วยขึ้นไป (หน่วยที่ 10,001 เป็นต้นไป) หน่วยละ 1.44113.3 บาท

6.2 ระดับแรงดันไฟฟ้า 12-24 กิโลโวลท์

ค่าพลังงานไฟฟ้า :

300 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-300) เป็นเงิน 480.05 บาท
เกินกว่า 300 หน่วยขึ้นไป (หน่วยที่ 301 เป็นต้นไป) หน่วยละ 1.4413 บาท

6.3 ระดับแรงดันไฟฟ้าต่ำกว่า 12 กิโลโวลท์

ค่าพลังงานไฟฟ้า :

10 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-10) เป็นเงิน 18.06 บาท
เกินกว่า 10 หน่วยขึ้นไป (หน่วยที่ 11 เป็นต้นไป) หน่วยละ 1.8058 บาท

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด :

ระดับแรงดันไฟฟ้า 69 กิโลโวลท์ขึ้นไป	เดือนละ	13,831.78	บาท
ระดับแรงดันไฟฟ้า 12-24 กิโลโวลท์	เดือนละ	462.62	บาท
ระดับแรงดันไฟฟ้าต่ำกว่า 12 กิโลโวลท์	เดือนละ	17.4	บาท

หมายเหตุ

1. สถานที่ที่ใช้ในการประกอบศาสนกิจ ตลอดจนบริเวณที่เกี่ยวข้อง ที่จัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 1 สามารถเลือกใช้อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่ 6 นี้ได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2. ส่วนราชการที่มีปริมาณการใช้พลังงานไฟฟ้าเฉลี่ย 3 เดือน เกินกว่า 250,000 หน่วยต่อเดือน จะจัดเข้าอยู่ในประเภทที่ 6 นี้ไปก่อน จนกว่าจะถึงการคิดค่าไฟฟ้าประจำเดือนตุลาคม 2540 จ.

ประเภทที่ 7 สูบน้ำเพื่อการเกษตร

ลักษณะการใช้ สำหรับการใช้ไฟฟ้ากับเครื่องสูบน้ำเพื่อการเกษตรของส่วนราชการกลุ่มเกษตรกรที่ทางราชการรับรอง หรือสหกรณ์เพื่อการเกษตร โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

อัตรารายเดือน : ค่าพลังงานไฟฟ้า

100 หน่วย (กิโลวัตต์ชั่วโมง) แรก (หน่วยที่ 1-100)	เป็นเงิน	115.15	บาท
เกินกว่า 100 หน่วยขึ้นไป (หน่วยที่ 101 เป็นต้นไป)	หน่วยละ	1.1516	บาท

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : เดือนละ 109.85 บาท

หมายเหตุ

ผู้ใช้ไฟฟ้าในอัตราประเภทที่ 7 จะต้องติดต่อเพื่อทำสัญญากับการไฟฟ้านครหลวงก่อน

อัตราค่าไฟฟ้าสำรอง

กรณี 1 สำหรับผู้ใช้ไฟฟ้าเฉพาะที่มีเครื่องกำเนิดไฟฟ้าของตนเองและใช้ไฟฟ้าที่ผลิตจากเครื่องกำเนิดไฟฟ้าของตนเองเป็นหลัก แต่ต้องการไฟฟ้าจากการไฟฟ้านครหลวง เพื่อสำรองไว้ใช้ทดแทนในกรณีที่เครื่องกำเนิดไฟฟ้างัดขัดข้อง หรือหยุดเพื่อซ่อมแซมและบำรุงรักษาตามแผนงานที่ได้แจ้งการไฟฟ้านครหลวงไว้ โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

1.1 เดือนที่ไม่มีการใช้ไฟฟ้าสำรอง : ค่าไฟฟ้าคิดจาก ความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา โดยคิดเฉพาะค่าความต้องการพลังไฟฟ้าร้อยละ 30 ของอัตราปกติดังนี้

อัตรารายเดือน : ความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา

	ตั้งแต่ 30-1,999 กิโลวัตต์ ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า บาท/กิโลวัตต์	ตั้งแต่ 2,000 กิโลวัตต์ ขึ้นไป ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า บาท/กิโลวัตต์
1.1.1 แรงดัน 69 กิโลโวลต์ขึ้นไป	52.71	67.29
1.1.2 แรงดัน 12-24 กิโลโวลต์	58.88	85.51
1.1.3 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลโวลต์	66.45	

1.2 เดือนที่มีการใช้ไฟฟ้าสำรอง

1.2.1 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า : คิดจาก ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าที่แท้จริงแต่ไม่เกินความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา รวมกับค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าหรือสูงกว่าสัญญา

1.2.1.1 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าที่แท้จริง แต่ไม่เกินความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา : คิดตามอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

1.2.1.2 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าหรือสูงกว่าสัญญา

กรณีต่ำกว่าสัญญา : คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าสัญญาตามอัตราค่าไฟฟ้าสำรอง ข้อ 1.1

กรณีสูงกว่าสัญญา : คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่สูงกว่าสัญญาเป็น 2 เท่าของอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

1.2.2 ค่าพลังงานไฟฟ้า : คิดตามอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : ค่าไฟฟ้าต่ำสุดต้องไม่ต่ำกว่าค่าความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญาในข้อ

1.1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กรณี 2 สำหรับผู้ใช้ไฟฟ้าเฉพาะที่มีเครื่องกำเนิดไฟฟ้าของตนเอง ผลิตพลังงานไฟฟ้าร่วมกับพลังงานความร้อน (Cogeneration) ที่มีคุณสมบัติตามระเบียบการรับซื้อไฟฟ้าจากผู้ผลิตรายเล็ก และใช้ไฟฟ้าที่ผลิตจากเครื่องกำเนิดไฟฟ้าของตนเองเป็นหลัก แต่ต้องการไฟฟ้าจากการไฟฟ้านครหลวง เพื่อสำรองไว้ใช้ทดแทนในกรณีที่เครื่องกำเนิดไฟฟ้าดังกล่าวขัดข้อง หรือหยุดเพื่อซ่อมแซม และบำรุงรักษาตามแผนงานที่ได้แจ้งการไฟฟ้านครหลวงไว้ โดยต่อผ่านเครื่องวัดหน่วยไฟฟ้าเครื่องเดียว

2.1 เดือนที่ไม่มีการใช้ไฟฟ้าสำรอง : ค่าไฟฟ้าคิดจากความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา โดยคิดเฉพาะค่าความต้องการพลังไฟฟ้าร้อยละ 15 ของอัตราปกติดังนี้

อัตรารายเดือน : ความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา

	ตั้งแต่ 30-1,999 กิโลวัตต์	ตั้งแต่ 2,000 กิโลวัตต์ ขึ้นไป
	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า
	บาท/กิโลวัตต์	บาท/กิโลวัตต์
2.1.1 แรงดัน 69 กิโลวัตต์ขึ้นไป	26.36	33.64
2.1.2 แรงดัน 12-24 กิโลวัตต์	29.44	42.76
2.1.3 แรงดันต่ำกว่า 12 กิโลวัตต์	33.22	

1.2 เดือนที่มีการใช้ไฟฟ้าสำรอง

1.2.1 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า : คิดจาก ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าที่ใช้จริงแต่ไม่เกินความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา รวมกับค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าหรือสูงกว่าสัญญา

1.2.1.1 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าที่ใช้จริง แต่ไม่เกินความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา : คิดตามอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

1.2.1.2 ค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าหรือสูงกว่าสัญญา
กรณีต่ำกว่าสัญญา : คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่ต่ำกว่าสัญญาตามอัตราค่าไฟฟ้าสำรอง ข้อ 2.1

กรณีสูงกว่าสัญญา : คิดค่าความต้องการพลังไฟฟ้าส่วนที่สูงกว่าสัญญาเป็น 2 เท่าของอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

2.2.2 ค่าพลังงานไฟฟ้า : คิดตามอัตราค่าไฟฟ้าปกติ

ค่าไฟฟ้าต่ำสุด : ค่าไฟฟ้าต่ำสุดต้องไม่ต่ำกว่าค่าความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญาในข้อ

2.1 เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นับผูกมัดให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หมายเหตุ

1. ผู้ใช้ไฟฟ้าต้องมีตัวประกอบการใช้ไฟฟ้าในรอบปี (Annual Load Factor) ไม่เกินร้อยละ 15 หากเกินร้อยละ 15 การไฟฟ้านครหลวงจะยกเลิกสัญญาการใช้ไฟฟ้าสำรอง และเปลี่ยนไปคิดอัตราค่าไฟฟ้าปกติในเดือนถัดไป

2. ตัวประกอบการใช้ไฟฟ้าในรอบปี (Annual Load Factor) คำนวณจากรอบปีของการใช้ไฟฟ้าสำรองตามสัญญา ดังนี้

$$\text{ตัวประกอบการใช้ไฟฟ้า} = \frac{\text{จำนวนพลังงานไฟฟ้าในรอบปี} \times 100}{\text{ในรอบปี (\%)} \quad \text{ความต้องการพลังไฟฟ้าที่สูงสุดในรอบปี} \times \text{จำนวนชั่วโมงในรอบปี}}$$

3. ในเดือนใดผู้ใช้ไฟฟ้ามีความต้องการพลังไฟฟ้าที่ใช้จริงสูงกว่าความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญา การไฟฟ้านครหลวงจะนำความต้องการพลังไฟฟ้าที่ใช้จริงมากำหนดเป็นความต้องการพลังไฟฟ้าสำรองตามสัญญาในเดือนถัดไปเป็นต้นไป

4. ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ขอใช้ไฟฟ้าสำรอง จะต้องติดต่อทำสัญญากับการไฟฟ้านครหลวง และแจ้งปริมาณความต้องการพลังไฟฟ้าสำรอง โดยการไฟฟ้านครหลวงจะเป็นผู้พิจารณาปริมาณความต้องการพลังไฟฟ้าสำรอง

อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่สามารถงดจ่ายไฟฟ้าได้

(Interruptible Rate)

อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่สามารถงดจ่ายไฟฟ้าได้ เป็นอัตราเลือกอีกประเภทหนึ่งที่ใช้ควบคู่กับอัตราปกติสำหรับผู้ใช้อุปกรณ์ไฟฟ้าประเภทกิจการขนาดใหญ่

มีรายละเอียดและเงื่อนไขดังนี้

1. คุณสมบัติผู้ใช้ไฟฟ้า

เป็นผู้ใช้อุปกรณ์ไฟฟ้าประเภทกิจการขนาดใหญ่ ที่มีความต้องการพลังไฟฟ้าตั้งแต่ 5,000 kW ขึ้นไป และมีปริมาณพลังไฟฟ้าที่สามารถให้งดจ่ายไฟฟ้าได้ (Interruptible Demand) เมื่อการไฟฟ้านครหลวงร้องขอไม่น้อยกว่า 1,000 kW

2. คำจำกัดความ

2.1 Interruptible Demand หมายถึง ปริมาณพลังไฟฟ้าที่ผู้ใช้ไฟฟ้ายินยอมให้การไฟฟ้านครหลวงงดจ่ายไฟฟ้าได้ เมื่อการไฟฟ้านครหลวงร้องขอ

2.2 Firm Demand หมายถึง ผลต่างของ Maximum Demand (พลังไฟฟ้าสูงสุด) กับ Interruptible Demand

2.3 Maximum Take หมายถึง ปริมาณพลังไฟฟ้าสูงสุดช่วง peak และ partial peak ที่ผู้ใช้ไฟฟ้าทำสัญญากับการไฟฟ้านครหลวงว่าจะไม่สามารถงดการใช้ไฟฟ้าได้ต่ำกว่านี้

3. เงื่อนไขการรับซื้อไฟฟ้า

3.1 ปริมาณพลังไฟฟ้าตามสัญญา

ผู้ใช้ไฟฟ้าที่มีความต้องการซื้อไฟฟ้าประเภท Interruptible Rate นี้จะต้องทำสัญญาระบุปริมาณ Interruptible Demand และ Maximum Take ที่แน่นอนกับการไฟฟ้านครหลวง ทั้งนี้การไฟฟ้านครหลวงจะทำการตรวจสอบความเป็นไปได้ของปริมาณ Interruptible Demand และ Maximum Take ก่อนทำสัญญา

3.2 การแจ้งงดจ่ายไฟฟ้า

การไฟฟ้านครหลวงจะแจ้งให้ผู้ใช้ไฟฟ้าทราบเวลางดจ่ายไฟฟ้าและระยะเวลางดจ่ายไฟฟ้าล่วงหน้าไม่น้อยกว่า 1 ชั่วโมง โดยทางโทรสาร โทรศัพท์ เครื่องช่วยวิทยุติดตามตัว (Pager) หรือ Internet

3.3 การงดจ่ายไฟฟ้า

3.3.1 เมื่อผู้ใช้ไฟฟ้าได้รับแจ้งเวลาของงดจ่ายไฟฟ้า จะต้องดำเนินการดับหรือลดค่าใช้ไฟฟ้าให้ได้ปริมาณ Interruptible Demand ตามเวลาและระยะเวลาที่การไฟฟ้านครหลวง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หลวงแจ้งตามข้อ 3.2 โดยปริมาณพลังไฟฟ้าให้อ่านจากมาตรวัดค่าพลังไฟฟ้า (Demand Meter) ก่อนนงจ่ายไฟฟ้าเทียบกับเมื่อดำเนินการงจ่ายไฟฟ้าแล้ว

3.3.2 ผู้ใช้ไฟฟ้าที่ลดการใช้ไฟฟ้าถึงระดับ Maximum Take แต่ปริมาณ Interruptible Demand น้อยกว่าสัญญา ให้ถือว่าไม่ผิดสัญญา หากลดการใช้ไฟฟ้าถึงระดับ Maximum Take แต่ปริมาณ Interruptible Demand น้อยกว่าสัญญา 2 ครั้งแล้ว การไฟฟ้านครหลวงสามารถปรับปริมาณ Interruptible Demand ใหม่ได้

4. การแก้ไขปริมาณพลังไฟฟ้าตามสัญญา

4.1 ผู้ใช้ไฟฟ้าสามารถขอแก้ไขปริมาณ Interruptible Demand และ/หรือ Maximum Take ที่ทำสัญญาไว้ได้ โดยทำหนังสือแจ้งให้การไฟฟ้านครหลวงทราบล่วงหน้าไม่น้อยกว่า 30 วัน โดยมีระยะเวลาการแจ้งแต่ละครั้งห่างกันไม่น้อยกว่า 12 เดือน

4.2 การไฟฟ้านครหลวงสามารถขอแก้ไขปริมาณ Interruptible Demand และ/หรือ Maximum Take ถ้าผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถงดการใช้ไฟฟ้าได้ 2 ครั้ง ตามข้อ 3.3.2 โดยพิจารณาจากลักษณะการใช้ไฟฟ้าย้อนหลัง

4.3 การไฟฟ้านครหลวงสามารถขอแก้ไขปริมาณ Interruptible Demand และ/หรือ Maximum Take เมื่อปริมาณ Firm Demand น้อยกว่าปริมาณ Maximum Take เป็นเวลา 2 เดือนติดต่อกัน หรือเป็นเวลา 3 เดือน ในรอบปีสัญญา โดยพิจารณาจากลักษณะการใช้ไฟฟ้าย้อนหลัง

5. วัน-เวลาดงจ่ายไฟฟ้า

การไฟฟ้านครหลวงจะงจ่ายไฟฟ้า (Interrupt) ระหว่างเวลา 08.00-21.30 น. (ยกเว้นวันอาทิตย์และวันหยุดนักขัตฤกษ์) โดยมีจำนวนครั้งและระยะเวลาตามข้อ 6

6. จำนวนครั้งและระยะเวลาที่การไฟฟ้าสามารถงจ่ายไฟฟ้า

มี 3 ทางเลือก โดยมีอัตราค่าไฟฟ้าตาม ข้อ 14 ดังนี้

ทางเลือกที่ 1 การงจ่ายไฟฟ้าไม่เกิน 3 ชม./ครั้ง , 2 ครั้ง/วัน , 10 ครั้ง/เดือน , 40 ครั้ง/ปี

ทางเลือกที่ 2 การงจ่ายไฟฟ้าไม่เกิน 3 ชม./ครั้ง , 1 ครั้ง/วัน , 10 ครั้ง/เดือน , 20 ครั้ง/ปี

ทางเลือกที่ 3 การงจ่ายไฟฟ้าไม่เกิน 6 ชม./ครั้ง , 1 ครั้ง/วัน , 10 ครั้ง/เดือน , 20 ครั้ง/ปี

7. การผิดสัญญา

เมื่อการไฟฟ้านครหลวงแจ้งงจ่ายไฟฟ้าตามข้อ 3.2 และผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถปฏิบัติตามข้อ 3.3 ให้ถือว่าเป็นการผิดสัญญา จะมีบทปรับกรณีผิดสัญญาตามข้อ 8

8. บทปรับกรณีผิดสัญญา

กรณีที่ผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถดับไฟฟ้าได้ตามที่ทำสัญญา

ครั้งที่ 1 การไฟฟ้านครหลวงจะคิดค่าพลังไฟฟ้าสำหรับ Interruptible Demand เป็น 1.5 เท่าของอัตราค่าพลังไฟฟ้าปกติในช่วง ไร่ (ในรอบปีนับจากวันเริ่มต้นสัญญา) จะมีบทปรับดังนี้ Peak ประเภทกิจการ ขนาดใหญ่

ครั้งที่ 2 การไฟฟ้านครหลวงจะคิดค่าพลังไฟฟ้าสำหรับ Interruptible Demand เป็น 2 เท่าของอัตราค่าพลังไฟฟ้าปกติในช่วง Peak ประเภทกิจการ ขนาดใหญ่

ครั้งที่ 3 การไฟฟ้านครหลวงจะคิดค่าพลังไฟฟ้าสำหรับ Interruptible Demand เป็น 3 เท่าของอัตราค่าพลังไฟฟ้าปกติในช่วง Peak ประเภทกิจการ ขนาดใหญ่

ครั้งที่ 4 การไฟฟ้านครหลวงจะคิดค่าพลังไฟฟ้าสำหรับ Interruptible Demand เป็น 3 เท่าของอัตราค่าพลังไฟฟ้าปกติในช่วง Peak ประเภทกิจการ ขนาดใหญ่ และการไฟฟ้านครหลวงสามารถยกเลิกสัญญาซื้อขายไฟฟ้า ในอัตรา Interruptible Rate จะได้ทั้งนี้ผู้ใช้ไฟฟ้าจะกลับไปซื้อไฟฟ้าใน อัตราปกติเช่นเดิม

สำหรับการขอดับไฟฟ้าครั้งแรกนับจากวันเริ่มต้นสัญญา หากผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถดับไฟฟ้าได้ตามสัญญา การไฟฟ้านครหลวงจะผ่อนผันคิดค่าไฟฟ้า Interruptible Demand ตามอัตราปกติโดยไม่นับเป็นการผิดสัญญาครั้งที่ 1 แต่หากผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถปฏิบัติตามสัญญา ได้ 2 ครั้ง หรือครั้งแรกปฏิบัติได้ ครั้งที่สองปฏิบัติไม่ได้ จะถูกปรับโดยนับเป็นการผิดสัญญา

9. มาตรการดับไฟฟ้า

การทำสัญญา Interruptible Rate จะใช้มาตรการดับไฟฟ้าชนิดที่อ่านได้ทั้งพลังงานไฟฟ้าและพลังไฟฟ้าทุก ๆ 15 นาที และอ่านย้อนหลังได้ไม่น้อยกว่า 31 วัน โดยมีคุณภาพตามมาตรฐานที่การไฟฟ้านครหลวงใช้

10. อายุของสัญญา

อายุของสัญญากำหนดไว้ 5 ปี เมื่อครบอายุสัญญา คู่สัญญาจะพิจารณาคำเนินการต่อไป

11. การยกเลิกสัญญา

ในระหว่างอายุสัญญา คู่สัญญาสามารถยกเลิกสัญญาได้ในกรณีต่อไปนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

11.1 ผู้ใช้ไฟฟ้าขอยกเลิกสัญญาได้เมื่อปฏิบัติตามสัญญาไม่น้อยกว่า 1 ปี นับจากวันเริ่มต้นของสัญญา

11.2 ผู้ใช้ไฟฟ้าไม่สามารถปฏิบัติตามสัญญาได้เป็นครั้งที่ 4 ในรอบ 1 ปี

11.3 การไฟฟ้านครหลวงสามารถยกเลิกสัญญาได้ เมื่อผู้ใช้ไฟฟ้ามีปริมาณ Interruptible Demand ต่ำกว่า 1,000 kW

12. กรณียกเว้น

กรณีต่อไปนี้เป็นกรณียกเว้นนอกเหนือจากการแจ้งให้งดจ่ายไฟฟ้าตามเงื่อนไขการรับซื้อไฟฟ้าประเภท Interruptible Rate

12.1 กรณีไฟฟ้าดับจากเหตุขัดข้องในระบบ หรือการแจ้งดับไฟฟ้าเพื่อการบำรุงรักษาหรือก่อสร้างปรับปรุง

12.2 กรณีที่ผู้ใช้ไฟฟ้าอยู่ในภาวะ Shut Down Load ที่รับไฟจากการไฟฟ้านครหลวงเป็นการ Shut Down ตามแผนบำรุงรักษามประจำปี หรือ Shut Down เนื่องจากเหตุฉุกเฉิน และผู้ใช้ไฟฟ้าได้แจ้งให้การไฟฟ้านครหลวงทราบทันทีที่เกิดเหตุดังกล่าวแล้ว

18. ปริมาณพลังไฟฟ้าคิดเงิน

ปริมาณพลังไฟฟ้าคิดเงินสำหรับอัตราประเภทที่สามารถงดจ่ายไฟฟ้าได้คือ Interruptible Demand ที่ทำสัญญาไว้

ปริมาณพลังไฟฟ้าคิดเงินสำหรับอัตราปกติคือ Firm Demand

14. อัตราค่าไฟฟ้าประเภทที่สามารถงดจ่ายไฟฟ้าได้

อัตรารายเดือน : คิดอัตราตามช่วงเวลาของวัน (Time of Day Rate : TOD Rate)

	ค่าความต้องการพลังไฟฟ้า บาท/กิโลวัตต์	ค่าพลังงานไฟฟ้า บาท/หน่วย
ทางเลือกที่ 1 และ 3		
14.1.1 แรงดัน 69 กิโลโวลท์ขึ้นไป	69.16	1.0208
14.1.2 แรงดัน 12-24 กิโลโวลท์	103.74	1.0582
ทางเลือกที่ 2		
14.1.3 แรงดัน 69 กิโลโวลท์ขึ้นไป	146.73	1.0208
14.1.4 แรงดัน 12-24 กิโลโวลท์	194.39	1.0582

ก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ข้อกำหนดเกี่ยวกับอัตราค่าไฟฟ้า

1. อัตราค่าไฟฟ้าข้างต้นไม่รวมภาษีมูลค่าเพิ่ม
2. ค่าไฟฟ้าที่เรียกเก็บในแต่ละเดือน คือ ค่าไฟฟ้าตามอัตราค่าไฟฟ้าและค่าตัวระกอบการปรับอัตราค่าไฟฟ้าโดยอัตโนมัติ (Ft) ซึ่งเป็นค่าใช้จ่ายที่ไม่อยู่ในความควบคุมของการไฟฟ้า เช่น ราคาเชื้อเพลิงที่ใช้ในการผลิตไฟฟ้าเปลี่ยนแปลงไป รวมภาษีมูลค่าเพิ่ม โดยแสดงจำนวนเงินไว้ในใบเสร็จรับเงินค่าไฟฟ้าด้วย

อัตราค่าไฟฟ้าใหม่นี้เริ่มใช้ตั้งแต่ค่าไฟฟ้าประจำเดือน

มกราคม 2540 เป็นต้นไป



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคผนวก ค



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

6.5 คาปาซิเตอร์

6.5.1 ทั่วไป

ให้ใช้กับการติดตั้งคาปาซิเตอร์ในวงจรไฟฟ้า เพื่อปรับปรุงค่าตัวประกอบกำลังไฟฟ้า (Power Factor) เท่านั้น

6.5.2 เครื่องห่อหุ้มและการกัน

6.5.2.1 คาปาซิเตอร์ที่บรรจุด้วยของเหลวติดไฟปริมาณรวมกันมากกว่า 11 ลิตร ต้องติดตั้งภายนอกอาคาร โดยมีรั้วล้อมหรือติดตั้งบนเสา

6.5.2.2 คาปาซิเตอร์ต้องมีเครื่องห่อหุ้มหรือติดตั้ง โดยมีการกันรั้วหรือโดยวิธีอื่น เพื่อป้องกันบุคคลมาสัมผัสกับส่วนที่มีไฟฟ้าโดยบังเอิญ ยกเว้น คาปาซิเตอร์นั้น เข้าถึงได้ เฉพาะบุคคลที่มีหน้าที่เกี่ยวข้องเท่านั้น

ตอน ก. คาปาซิเตอร์แรงดันไม่เกิน 750 โวลต์

6.5.3 การคายประจุ

ต้องจัดให้มีวิธีการคายประจุของคาปาซิเตอร์ ดังนี้

6.5.3.1 ช่วงเวลาคายประจุ

เมื่อปลดคาปาซิเตอร์ออกจากวงจรไฟฟ้า ต้องมีการคายประจุให้แรงดันลดลง เหลือไม่เกิน 50 โวลต์ ภายในเวลา 1 นาที นับจากเวลาที่ปลด

6.5.3.2 มาตรการในการคายประจุ

ให้มีการคายประจุ โดยใช้วงจรคายประจุที่ต่ออย่างถาวรกับคาปาซิเตอร์ หรือ มีอุปกรณ์ที่จะต่อเข้ากับขั้วของชุดคาปาซิเตอร์โดยอัตโนมัติ เมื่อปลดคาปาซิเตอร์ออกจากแหล่งจ่ายไฟฟ้าห้ามใช้สวิตช์ที่ทำงานด้วยมือหรือวงจรคายประจุ ที่ทำการต่อวงจรด้วยมือ

6.5.4 ขนาดของกระแสของตัวนำ

ตัวนำของวงจรคาปาซิเตอร์ ต้องมีขนาดกระแสไม่น้อยกว่าร้อยละ 135 ของพิกัด

กระแสของคาปาซิเตอร์ หากคาปาซิเตอร์ต่อกับวงจรมอเตอร์ ตัวนำของวงจรคาปาซิเตอร์ต้องมีขนาดกระแสไม่น้อยกว่า 1/3 ของขนาดกระแสของสายวงจรมอเตอร์ด้วย

6.5.5 การป้องกันกระแสเกิน

6.5.5.1 คาปาซิเตอร์แต่ละชุด (Bank) ต้องมีเครื่องป้องกันกระแสเกินที่ตัวนำทุกสาย เส้นไฟ ยกเว้น กรณีที่คาปาซิเตอร์ต่อไว้ทางด้านโหลดของเครื่องป้องกันการ ใช้งานเกินกำลังของมอเตอร์

6.5.5.2 พิกัดหรือขนาดปรับตั้งของเครื่องป้องกันกระแสเกิน ต้องให้ต่ำที่สุดเท่าที่จะ

ให้คาปาซิเตอร์ชุดนั้นต่อใช้งานได้

6.5.6 เครื่องปลดวงจร

- 6.5.6.1 ต้องติดตั้งเครื่องปลดวงจรในทุกเส้นไฟของคาปาซิเตอร์แต่ละชุด ยกเว้น คาปาซิเตอร์ต่อไว้ทางด้านโหลดของเครื่องป้องกันการใช้งานเกินกำลังของมอเตอร์
- 6.5.6.2 เครื่องปลดวงจรต้องปลดทุกสายเส้นไฟพร้อมกัน
- 6.5.6.3 เครื่องปลดวงจรต้องสามารถปลดคาปาซิเตอร์ออกจากวงจรในสภาพการใช้งานปกติได้โดยเครื่องปลดวงจรไม่เสียหาย
- 6.5.6.4 พิกัดกระแสของเครื่องปลดวงจรต้องไม่น้อยกว่าร้อยละ 135 ของพิกัดกระแสของคาปาซิเตอร์

6.5.7 พิกัดหรือขนาดปรับตั้งของเครื่องป้องกันการใช้งานเกินกำลังของมอเตอร์

เมื่อติดตั้งคาปาซิเตอร์ทางด้านโหลดของเครื่องป้องกันการใช้งานเกินกำลังของมอเตอร์ การกำหนดพิกัดหรือขนาดปรับตั้งของเครื่องป้องกันการใช้งานเกินกำลัง และการกำหนดขนาดตัวนำให้คำนวณจากค่ากระแสที่ปรับค่าตัวประกอบกำลังไฟฟ้า และดำเนินการตามที่กำหนดในข้อ 6.3 ด้วย

6.5.8 การต่อลงดิน

เปลือกโลหะของคาปาซิเตอร์ต้องต่อลงดินตามที่กำหนดในข้อ 4.7 ยกเว้น คาปาซิเตอร์ที่ติดตั้งบนโครงสร้างชนิดที่เปลือกของคาปาซิเตอร์มีแรงดันไม่เท่ากับดิน

ตอน ข. คาปาซิเตอร์แรงดันเกิน 750 โวลต์

6.5.9 การคายประจุ

6.5.9.1 ช่วงเวลาคายประจุ

เมื่อปลดคาปาซิเตอร์ออกจากวงจรไฟฟ้า ต้องมีการคายประจุให้แรงดันลดลงเหลือไม่เกิน 50 โวลต์ ภายในเวลา 5 นาที นับจากเวลาที่ปลด

6.5.9.2 มาตรการในการคายประจุ

ให้มีการคายประจุ โดยใช้วงจรคายประจุที่ต่ออย่างถาวรกับคาปาซิเตอร์ หรือมีอุปกรณ์ที่จะต่อเข้ากับขั้วของชุดคาปาซิเตอร์โดยอัตโนมัติ เมื่อปลดคาปาซิเตอร์ออกจากแหล่งจ่ายไฟฟ้า นอกจากคาปาซิเตอร์ชุดนี้จะต่อตรงเข้ากับขดลวดของมอเตอร์หรือของหม้อแปลง หรือเครื่องอุปกรณ์ไฟฟ้าอื่น แต่ช่วง

เวลาการคายประจุต้องเป็นไปตามข้อ 6.5.9.1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้เพื่อใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่สามารถนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

6.5.10 การป้องกันกระแสเกิน

- 6.5.10.1 ต้องจัดให้มีมาตรการตรวจจับ (Detect) และตัดกระแสลัดวงจรซึ่งทำให้เกิดความดันภายในคาปาซิเตอร์แต่ละตัวที่เป็นอันตราย
- 6.5.10.2 การป้องกันคาปาซิเตอร์จะทำเฉพาะแต่ละตัว หรือทั้งกลุ่ม (Group) ก็ได้
- 6.5.10.3 เครื่องป้องกันกระแสเกิน อนุญาตให้ใช้ชนิดหนึ่งเฟสก็ได้
- 6.5.10.4 เครื่องป้องกันสำหรับคาปาซิเตอร์ และเครื่องอุปกรณ์ที่มีคาปาซิเตอร์ ต้องมีพิกัดหรือขนาดปรับตั้งเพื่อให้คาปาซิเตอร์แต่ละตัวทำงานได้โดยไม่เสียหาย

6.5.11 การสับและการปลด (Switching)

6.5.11.1 กระแสไหล

การสับหรือปลดคาปาซิเตอร์ ต้องใช้สวิตช์ที่ทำงานพร้อมกันทุกเฟส (Group-Operated Switch) ซึ่งมีรายละเอียดดังต่อไปนี้

- 6.5.11.1.1 ความสามารถในการนำกระแสไฟฟ้าต่อเนื่อง ต้องไม่น้อยกว่าร้อยละ 135 ของพิกัดกระแสของคาปาซิเตอร์ที่ติดตั้ง
- 6.5.11.1.2 สามารถตัดกระแสไหลต่อเนื่องสูงสุดของคาปาซิเตอร์ที่ต่ออยู่ในสภาพการใช้งานปกติได้
- 6.5.11.1.3 สามารถทนกระแสไฟกระชอก (Inrush Current) ค่าสูงสุดที่อาจเกิดขึ้นในวงจร รวมทั้งกระแสที่มาจากคาปาซิเตอร์ที่อยู่ข้างเคียงได้
- 6.5.11.1.4 สามารถทนกระแสลัดวงจร ที่อาจเกิดขึ้นทางด้านที่ต่อเข้ากับคาปาซิเตอร์ได้

6.5.11.2 การแยกวงจร

- 6.5.11.2.1 ต้องมีสวิตช์แยกวงจร เพื่อแยกคาปาซิเตอร์ออกจากวงจร
- 6.5.11.2.2 ระยะห่างระหว่างส่วนที่มีไฟฟ้าที่แยกออกจากกัน เมื่อทำการปลดสวิตช์แยกวงจรแล้ว ต้องมากพอที่จะทนแรงดันไฟฟ้าที่ใช้ทำงานกับคาปาซิเตอร์ได้
- 6.5.11.2.3 สวิตช์แยกวงจร หรือเครื่องปลดวงจรที่ไม่กำหนดพิกัดตัดกระแสลัดวงจร ต้องมี Interlock กับเครื่องปลดโหลด (Load-Interrupting Device) หรือจัดทำเครื่องหมาย หรือติดป้ายเตือนให้สับหรือปลดเครื่องปลดโหลดก่อน

6.5.12 การต่อลงดิน

เปลือกโลหะของคาปาซิเตอร์ต้องต่อลงดินตามที่กำหนดในข้อ 4.7 ยกเว้น คาปาซิเตอร์ที่ติดตั้งบนโครงสร้างชนิดที่เปลือกของคาปาซิเตอร์มีแรงดันไม่เท่ากับดิน

6.5.13 เครื่องหมายแสดงพิกัด

คาปาซิเตอร์แต่ละตัว ต้องมีแผ่นป้ายประจำเครื่องอย่างถาวร ระบุชื่อ ผู้ผลิต พิกัดแรงดัน ความถี่ไฟฟ้า กิโลวัตต์ จำนวนเฟส และถ้าบรรจุของเหลวติดไปได้ ต้องระบุปริมาณของของเหลวนั้นด้วย



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคผนวก ง



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



8255A/8255A-5 PROGRAMMABLE PERIPHERAL INTERFACE

- MCS-85™ Compatible 8255A-5
- 24 Programmable I/O Pins
- Completely TTL Compatible
- Fully Compatible with Intel® Microprocessor Families
- Improved Timing Characteristics
- Direct Bit Set/Reset Capability Easing Control Application Interface
- Reduces System Package Count
- Improved DC Driving Capability
- Available In EXPRESS
 - Standard Temperature Range
 - Extended Temperature Range

The Intel® 8255A is a general purpose programmable I/O device designed for use with Intel® microprocessors. It has 24 I/O pins which may be individually programmed in 2 groups of 12 and used in 3 major modes of operation. In the first mode (MODE 0), each group of 12 I/O pins may be programmed in sets of 4 to be input or output. In MODE 1, the second mode, each group may be programmed to have 8 lines of input or output. Of the remaining 4 pins, 3 are used for handshaking and interrupt control signals. The third mode of operation (MODE 2) is a bidirectional bus mode which uses 8 lines for a bidirectional bus, and 5 lines, borrowing one from the other group, for handshaking.

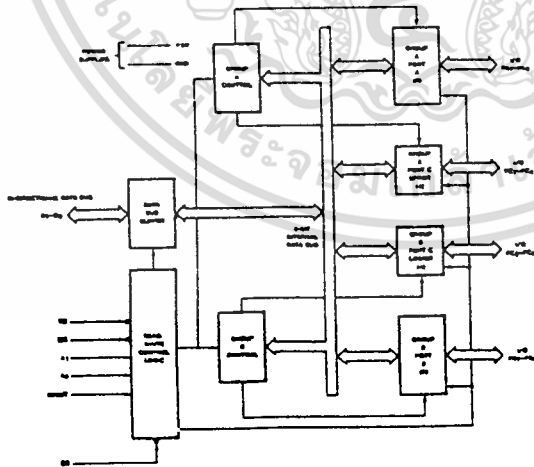


Figure 1. 8255A Block Diagram

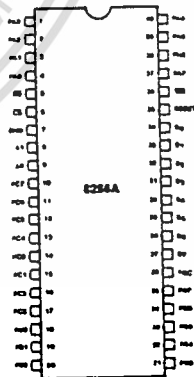


Figure 2. Pin Configuration

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

8255A FUNCTIONAL DESCRIPTION

General

The 8255A is a programmable peripheral interface (PPI) device designed for use in Intel[®] microcomputer systems. Its function is that of a general purpose I/O component to interface peripheral equipment to the microcomputer system bus. The functional configuration of the 8255A is programmed by the system software so that normally no external logic is necessary to interface peripheral devices or structures.

Data Bus Buffer

This 3-state bidirectional 8-bit buffer is used to interface the 8255A to the system data bus. Data is transmitted or received by the buffer upon execution of input or output instructions by the CPU. Control words and status information are also transferred through the data bus buffer.

Read/Write and Control Logic

The function of this block is to manage all of the internal and external transfers of both Data and Control or Status words. It accepts inputs from the CPU Address and Control busses and in turn, issues commands to both of the Control Groups.

(CS)

Chip Select. A "low" on this input pin enables the communication between the 8255A and the CPU.

(RD)

Read. A "low" on this input pin enables the 8255A to send the data or status information to the CPU on the data bus. In essence, it allows the CPU to "read from" the 8255A.

(WR)

Write. A "low" on this input pin enables the CPU to write data or control words into the 8255A.

(A₀ and A₁)

Port Select 0 and Port Select 1. These input signals, in conjunction with the RD and WR inputs, control the selection of one of the three ports or the control word registers. They are normally connected to the least significant bits of the address bus (A₀ and A₁).

8255A BASIC OPERATION

A ₁	A ₀	RD	WR	CS	INPUT OPERATION (READ)
0	0	0	1	0	PORT A — DATA BUS
0	1	0	1	0	PORT B — DATA BUS
1	0	0	1	0	PORT C — DATA BUS
					OUTPUT OPERATION (WRITE)
0	0	1	0	0	DATA BUS — PORT A
0	1	1	0	0	DATA BUS — PORT B
1	0	1	0	0	DATA BUS — PORT C
1	1	1	0	0	DATA BUS — CONTROL
					DISABLE FUNCTION
X	X	X	X	1	DATA BUS — 3-STATE
1	1	0	1	0	ILLEGAL CONDITION
X	X	1	1	0	DATA BUS — 3-STATE

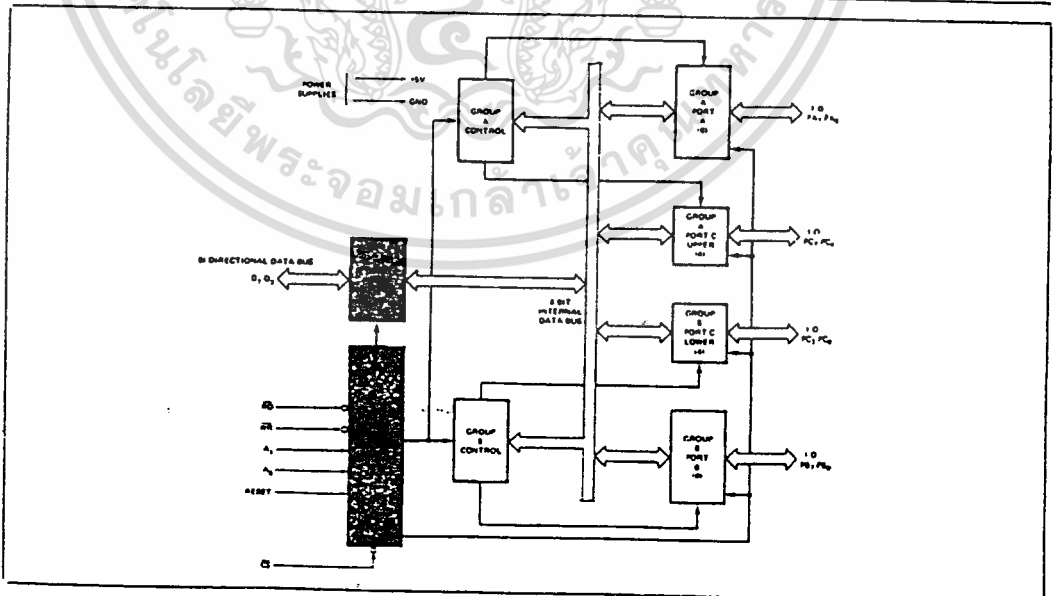


Figure 3. 8255A Block Diagram Showing Data Bus Buffer and Read/Write Control Logic Functions

(RESET)

Reset. A "high" on this input clears the control register and all ports (A, B, C) are set to the input mode.

Group A and Group B Controls

The functional configuration of each port is programmed by the systems software. In essence, the CPU "outputs" a control word to the 8255A. The control word contains information such as "mode", "bit set", "bit reset", etc., that initializes the functional configuration of the 8255A.

Each of the Control blocks (Group A and Group B) accepts "commands" from the Read/Write Control Logic, receives "control words" from the internal data bus and issues the proper commands to its associated ports.

Control Group A – Port A and Port C upper (C7-C4)

Control Group B – Port B and Port C lower (C3-C0)

The Control Word Register can Only be written into. No Read operation of the Control Word Register is allowed.

Ports A, B, and C

The 8255A contains three 8-bit ports (A, B, and C). All can be configured in a wide variety of functional characteristics by the system software but each has its own special features or "personality" to further enhance the power and flexibility of the 8255A.

Port A. One 8-bit data output latch/buffer and one 8-bit data input latch.

Port B. One 8-bit data input/output latch/buffer and one 8-bit data input buffer.

Port C. One 8-bit data output latch/buffer and one 8-bit data input buffer (no latch for input). This port can be divided into two 4-bit ports under the mode control. Each 4-bit port contains a 4-bit latch and it can be used for the control signal outputs and status signal inputs in conjunction with ports A and B.

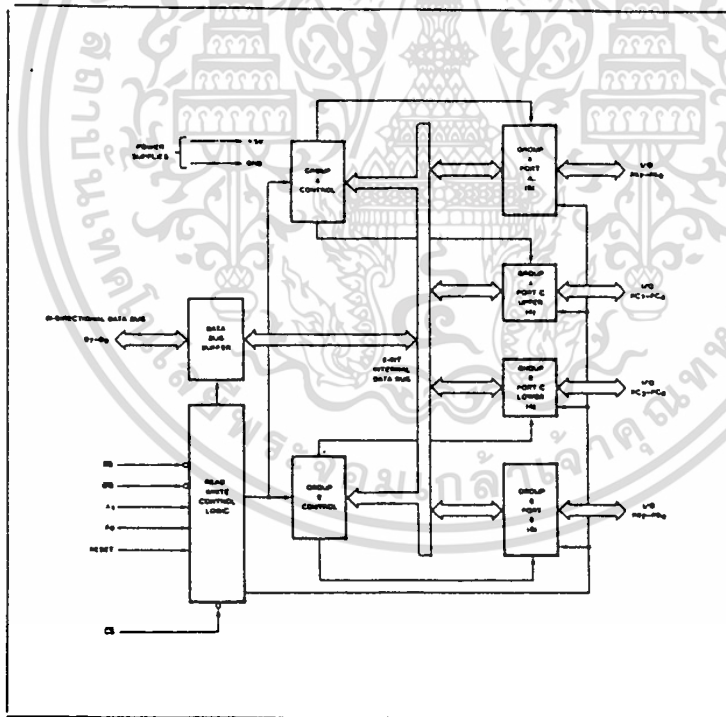
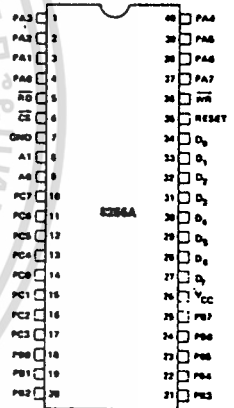


Figure 4. 8255A Block Diagram Showing Group A and Group B Control Functions

PIN CONFIGURATION



PIN NAMES

D ₇ -D ₀	DATA BUS (BI-DIRECTIONAL)
RESET	RESET INPUT
CS	CHIP SELECT
RD	READ INPUT
WR	WRITE INPUT
A ₀ , A ₁	PORT ADDRESS
PA ₇ -PA ₀	PORT A (BIT)
PB ₇ -PB ₀	PORT B (BIT)
PC ₇ -PC ₀	PORT C (BIT)
V _{CC}	+5 VOLTS
GND	0 VOLTS

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

8255A OPERATIONAL DESCRIPTION

Mode Selection

There are three basic modes of operation that can be selected by the system software:

- Mode 0 – Basic Input/Output
- Mode 1 – Strobed Input/Output
- Mode 2 – Bi-Directional Bus

When the reset input goes "high" all ports will be set to the input mode (i.e., all 24 lines will be in the high impedance state). After the reset is removed the 8255A can remain in the input mode with no additional initialization required. During the execution of the system program any of the other modes may be selected using a single output instruction. This allows a single 8255A to service a variety of peripheral devices with a simple software maintenance routine.

The modes for Port A and Port B can be separately defined, while Port C is divided into two portions as required by the Port A and Port B definitions. All of the output registers, including the status flip-flops, will be reset whenever the mode is changed. Modes may be combined so that their functional definition can be "tailored" to almost any I/O structure. For instance: Group B can be programmed in Mode 0 to monitor simple switch closings or display computational results, Group A could be programmed in Mode 1 to monitor a keyboard or tape reader on an interrupt-driven basis.

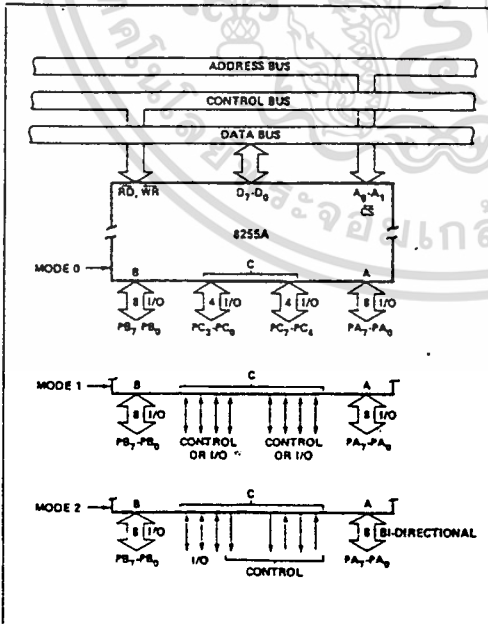


Figure 5. Basic Mode Definitions and Bus Interface

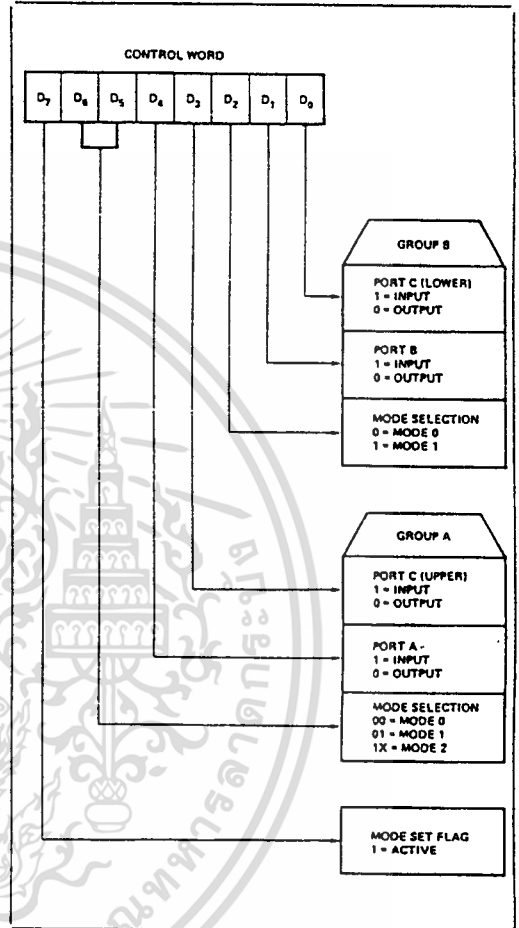


Figure 6. Mode Definition Format

The mode definitions and possible mode combinations may seem confusing at first but after a cursory review of the complete device operation a simple, logical I/O approach will surface. The design of the 8255A has taken into account things such as efficient PC board layout, control signal definition vs PC layout and complete functional flexibility to support almost any peripheral device with no external logic. Such design represents the maximum use of the available pins.

Single Bit Set/Reset Feature

Any of the eight bits of Port C can be Set or Reset using a single OUTput instruction. This feature reduces software requirements in Control-based applications.

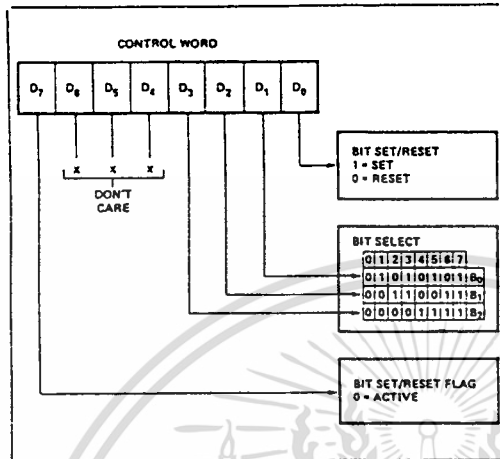


Figure 7. Bit Set/Reset Format

When Port C is being used as status/control for Port A or B, these bits can be set or reset by using the Bit Set/Reset operation just as if they were data output ports.

Interrupt Control Functions

When the 8255A is programmed to operate in mode 1 or mode 2, control signals are provided that can be used as interrupt request inputs to the CPU. The interrupt request signals, generated from port C, can be inhibited or enabled by setting or resetting the associated INTE flip-flop, using the bit set/reset function of port C.

This function allows the Programmer to disallow or allow a specific I/O device to interrupt the CPU without affecting any other device in the interrupt structure.

INTE flip-flop definition:

(BIT-SET) – INTE is SET – Interrupt enable

(BIT-RESET) – INTE is RESET – Interrupt disable

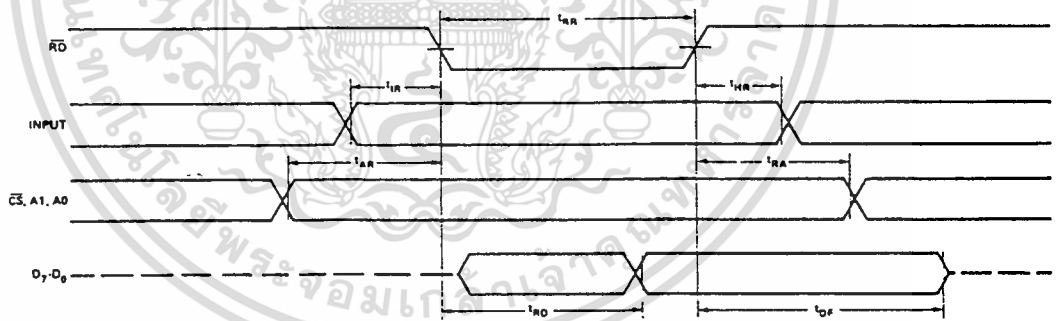
Note: All Mask flip-flops are automatically reset during mode selection and device Reset.

Operating Modes

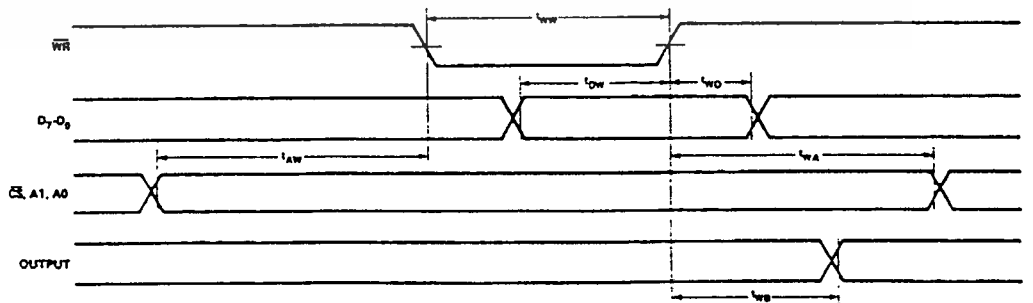
MODE 0 (Basic Input/Output). This functional configuration provides simple input and output operations for each of the three ports. No "handshaking" is required, data is simply written to or read from a specified port.

Mode 0 Basic Functional Definitions:

- Two 8-bit ports and two 4-bit ports.
- Any port can be input or output.
- Outputs are latched.
- Inputs are not latched.
- 16 different Input/Output configurations are possible in this Mode.



MODE 0 (Basic Input)

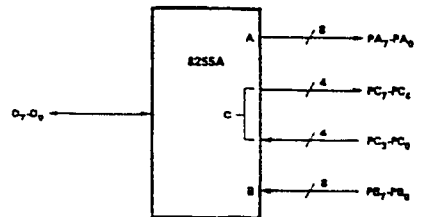
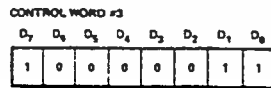
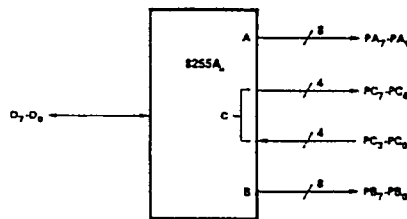
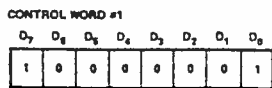
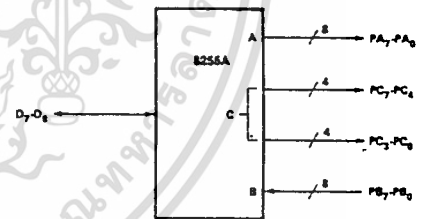
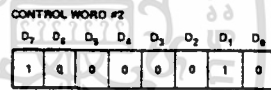
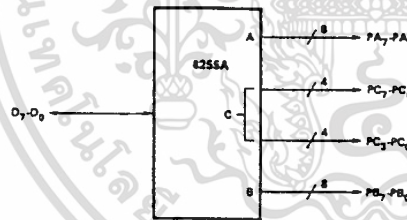
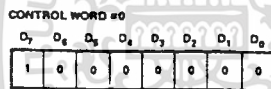


MODE 0 (Basic Output)

MODE 0 Port Definition

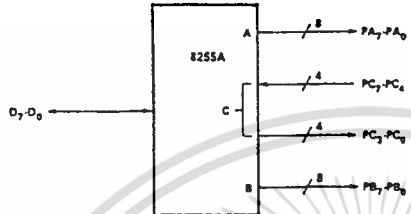
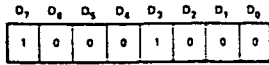
A		B		GROUP A			GROUP B		
D ₄	D ₃	D ₁	D ₀	PORT A	PORT C (UPPER)	#	PORT B	PORT C (LOWER)	
0	0	0	0	OUTPUT	OUTPUT	0	OUTPUT	OUTPUT	
0	0	0	1	OUTPUT	OUTPUT	1	OUTPUT	INPUT	
0	0	1	0	OUTPUT	OUTPUT	2	INPUT	OUTPUT	
0	0	1	1	OUTPUT	OUTPUT	3	INPUT	INPUT	
0	1	0	0	OUTPUT	INPUT	4	OUTPUT	OUTPUT	
0	1	0	1	OUTPUT	INPUT	5	OUTPUT	INPUT	
0	1	1	0	OUTPUT	INPUT	6	INPUT	OUTPUT	
0	1	1	1	OUTPUT	INPUT	7	INPUT	INPUT	
1	0	0	0	INPUT	OUTPUT	8	OUTPUT	OUTPUT	
1	0	0	1	INPUT	OUTPUT	9	OUTPUT	INPUT	
1	0	1	0	INPUT	OUTPUT	10	INPUT	OUTPUT	
1	0	1	1	INPUT	OUTPUT	11	INPUT	INPUT	
1	1	0	0	INPUT	INPUT	12	OUTPUT	OUTPUT	
1	1	0	1	INPUT	INPUT	13	OUTPUT	INPUT	
1	1	1	0	INPUT	INPUT	14	INPUT	OUTPUT	
1	1	1	1	INPUT	INPUT	15	INPUT	INPUT	

MODE 0 Configurations

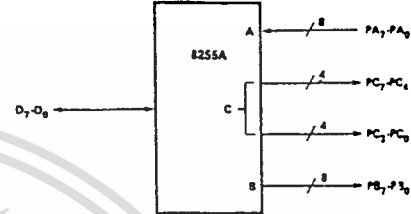
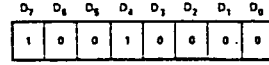


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

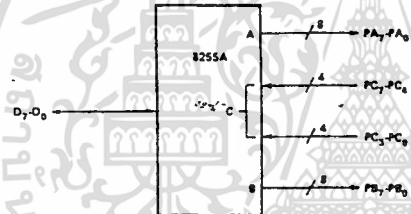
CONTROL WORD #4



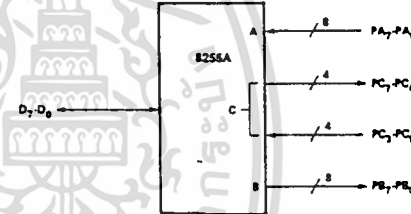
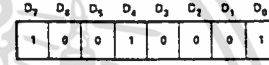
CONTROL WORD #8



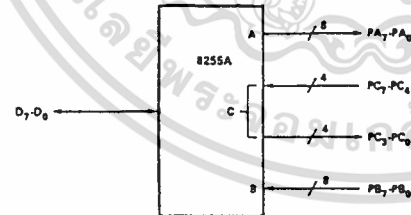
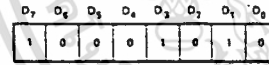
CONTROL WORD #5



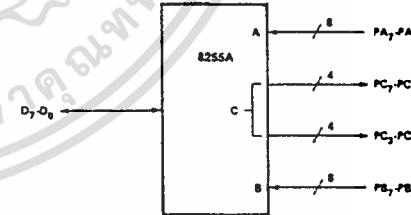
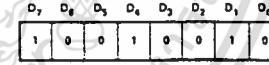
CONTROL WORD #9



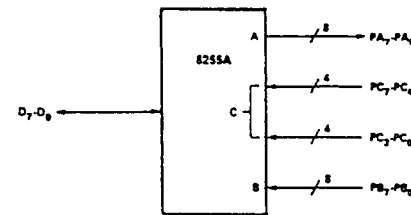
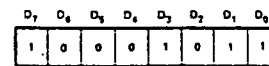
CONTROL WORD #6



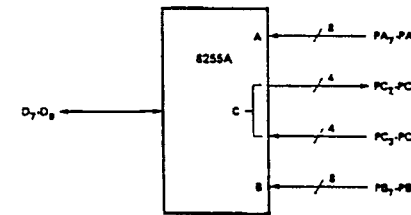
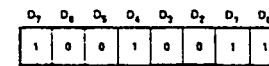
CONTROL WORD #10



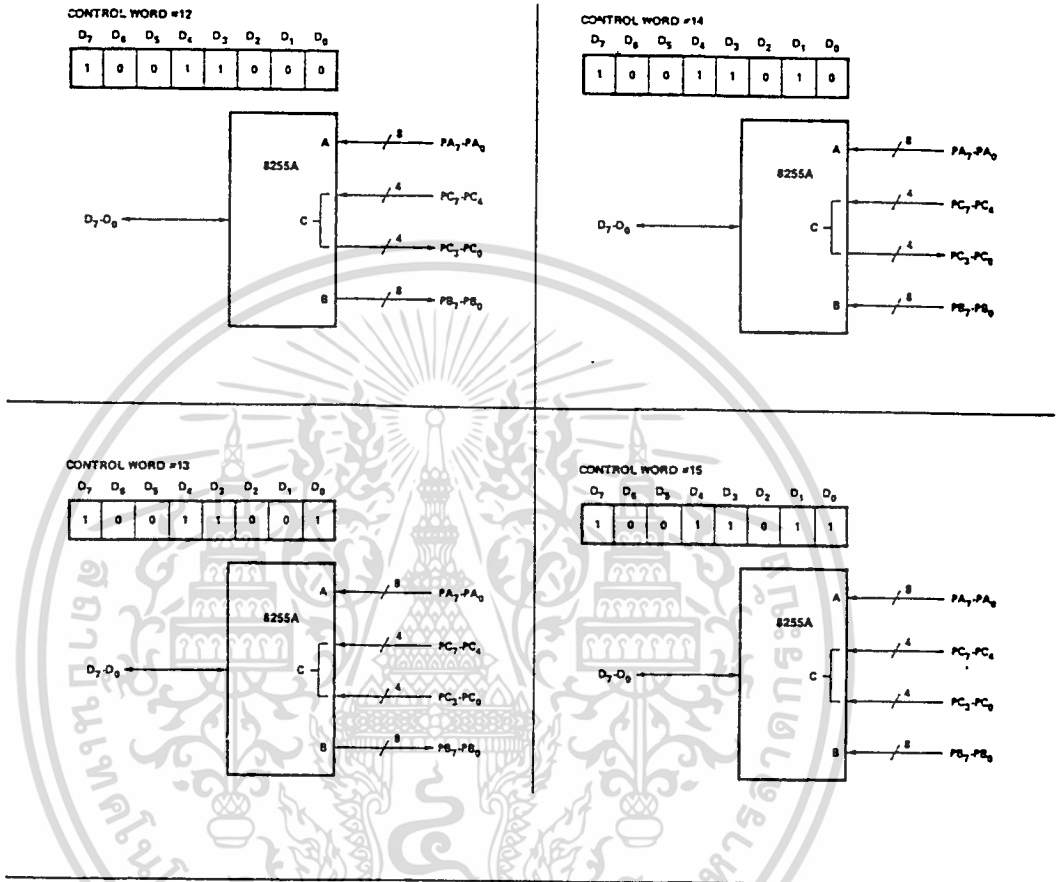
CONTROL WORD #7



CONTROL WORD #11



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Operating Modes

MODE 1 (Strobed Input/Output). This functional configuration provides a means for transferring I/O data to or from a specified port in conjunction with strobes or "handshaking" signals. In mode 1, port A and Port B use the lines on port C to generate or accept these "handshaking" signals.

Mode 1 Basic Functional Definitions:

- Two Groups (Group A and Group B)
- Each group contains one 8-bit data port and one 4-bit control/data port.
- The 8-bit data port can be either input or output. Both inputs and outputs are latched.
- The 4-bit port is used for control and status of the 8-bit data port.

Input Control Signal Definition

STB (Strobe Input). A "low" on this input loads data into the input latch.

IBF (Input Buffer Full F/F)

A "high" on this output indicates that the data has been loaded into the input latch; in essence, an acknowledgement. IBF is set by STB input being low and is reset by the rising edge of the RD input.

INTR (Interrupt Request)

A "high" on this output can be used to interrupt the CPU when an input device is requesting service. INTR is set by the STB is a "one", IBF is a "one" and INTE is a "one". It is reset by the falling edge of RD. This procedure allows an input device to request service from the CPU by simply strobing its data into the port.

- INTE A
Controlled by bit set/reset of PC₄.
- INTE B
Controlled by bit set/reset of PC₂.

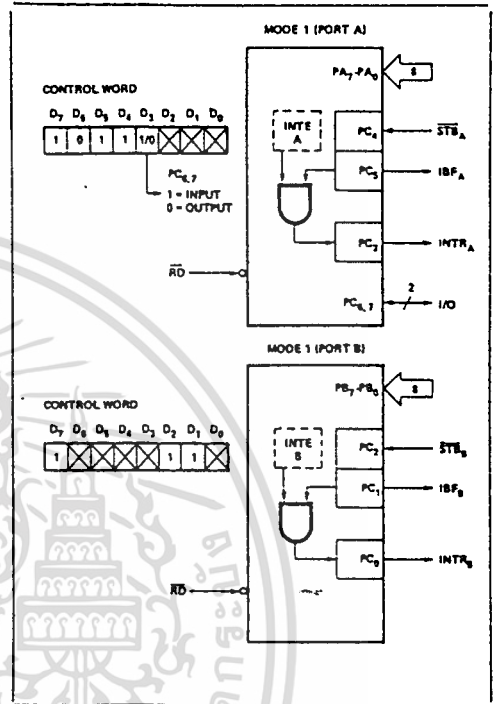


Figure 8. MODE 1 Input

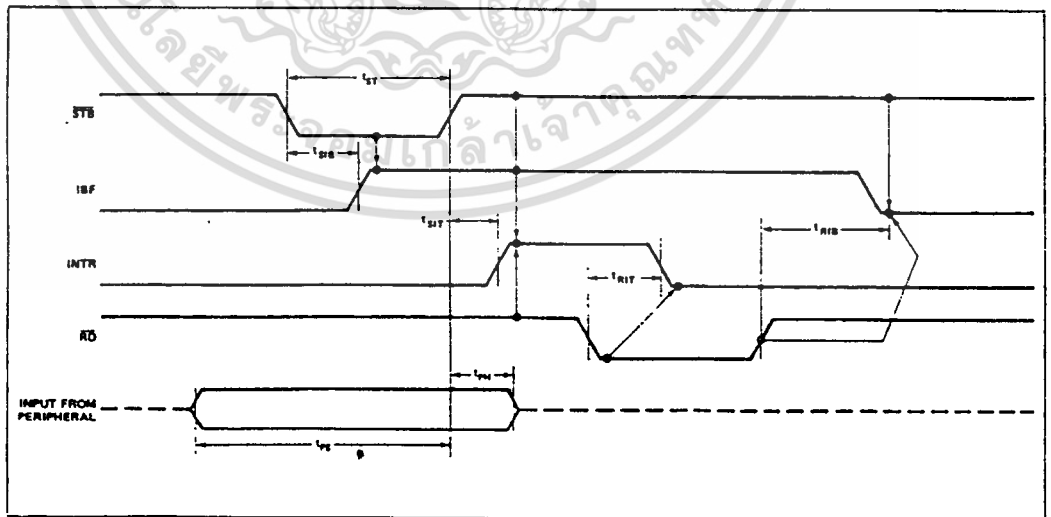


Figure 9. MODE 1 (Strobed Input)

Output Control Signal Definition

OB \bar{F} (Output Buffer Full F/F). The \bar{OBF} output will go "low" to indicate that the CPU has written data out to the specified port. The \bar{OBF} F/F will be set by the rising edge of the WR input and reset by ACK input being low.

ACK (Acknowledge Input). A "low" on this input informs the 8255A that the data from port A or port B has been accepted. In essence, a response from the peripheral device indicating that it has received the data output by the CPU.

INTR (Interrupt Request). A "high" on this output can be used to interrupt the CPU when an output device has accepted data transmitted by the CPU. INTR is set when ACK is a "one", \bar{OBF} is a "one", and INTE is a "one". It is reset by the falling edge of WR.

INTR (Interrupt Request). A "high" on this output can be used to interrupt the CPU when an output device has accepted data transmitted by the CPU. INTR is set when ACK is a "one", \bar{OBF} is a "one", and INTE is a "one". It is reset by the falling edge of WR.

- INTE A
Controlled by bit set/reset of PC₆.
- INTE B
Controlled by bit set/reset of PC₂.

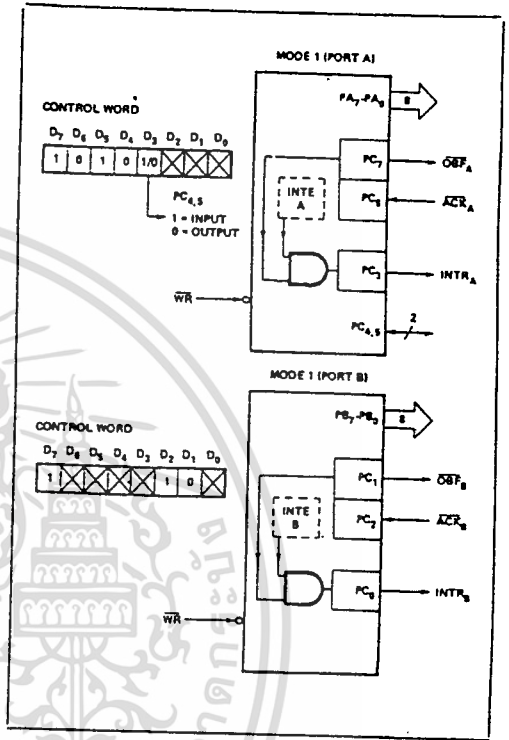


Figure 10. MODE 1 Output

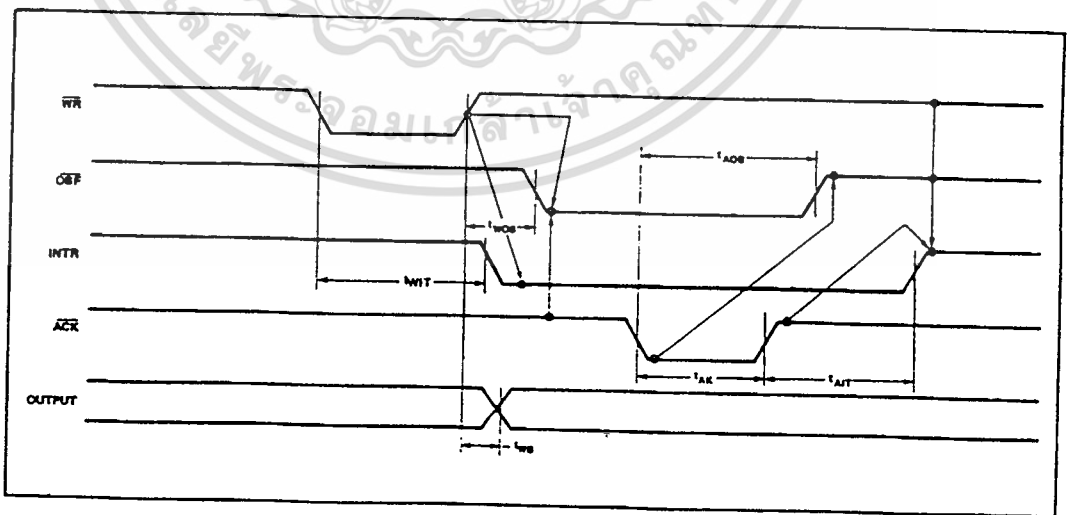


Figure 11. Mode 1 (Strobed Output)

Combinations of MODE 1

Port A and Port B can be individually defined as input or output in Mode 1 to support a wide variety of strobed I/O applications.

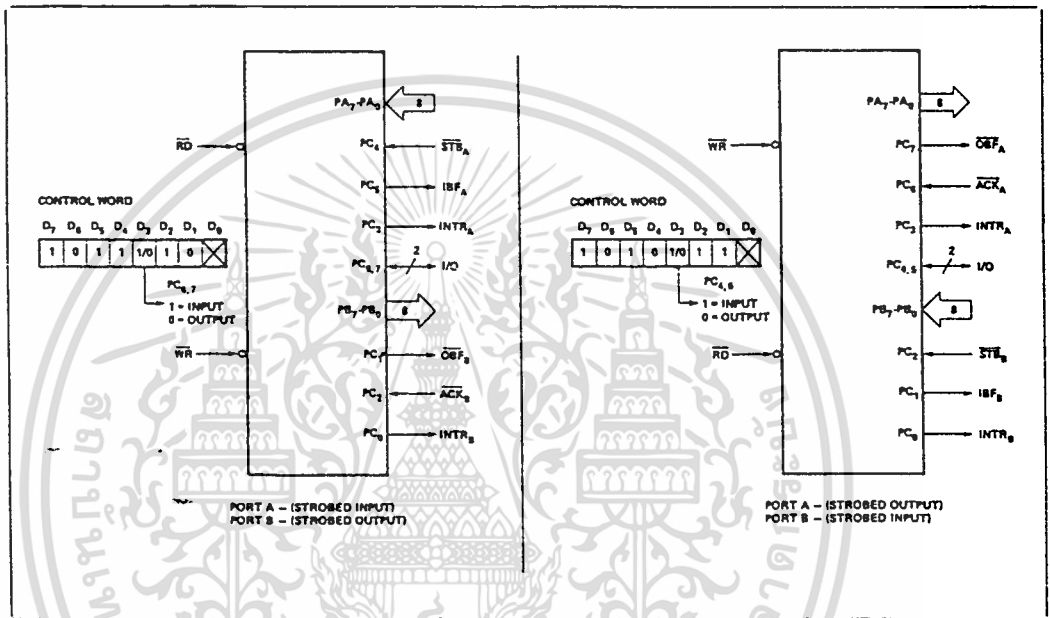


Figure 12. Combinations of MODE 1

Operating Modes

MODE 2 (Strobed Bidirectional Bus I/O). This functional configuration provides a means for communicating with a peripheral device or structure on a single 8-bit bus for both transmitting and receiving data (bidirectional bus I/O). "Handshaking" signals are provided to maintain proper bus flow discipline in a similar manner to MODE 1. Interrupt generation and enable/disable functions are also available.

MODE 2 Basic Functional Definitions:

- Used in Group A only.
- One 8-bit, bi-directional bus Port (Port A) and a 5-bit control Port (Port C).
- Both inputs and outputs are latched.
- The 5-bit control port (Port C) is used for control and status for the 8-bit, bi-directional bus port (Port A).

Bidirectional Bus I/O Control Signal Definition

INTR (Interrupt Request). A high on this output can be used to interrupt the CPU for both input or output operations.

Output Operations

OBF (Output Buffer Full). The $\overline{\text{OBF}}$ output will go "low" to indicate that the CPU has written data out to port A.

ACK (Acknowledge). A "low" on this input enables the tri-State output buffer of port A to send out the data. Otherwise, the output buffer will be in the high impedance state.

INTE 1 (The INTE Flip-Flop Associated with OBF). Controlled by bit set/reset of PC₆.

Input Operations

STB (Strobe Input). A "low" on this input loads data into the input latch.

IBF (Input Buffer Full F/F). A "high" on this output indicates that data has been loaded into the input latch.

INTE 2 (The INTE Flip-Flop Associated with IBF). Controlled by bit set/reset of PC₄.

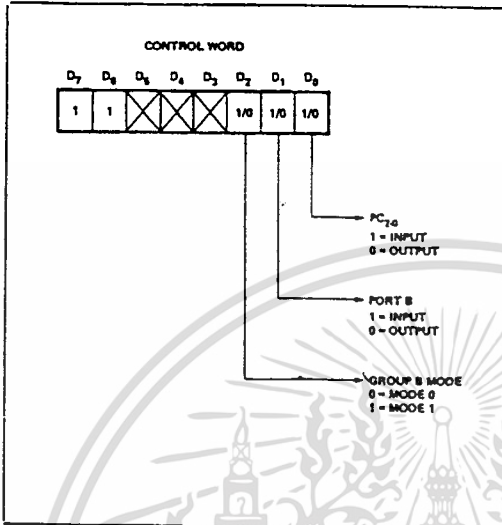


Figure 13. MODE Control Word

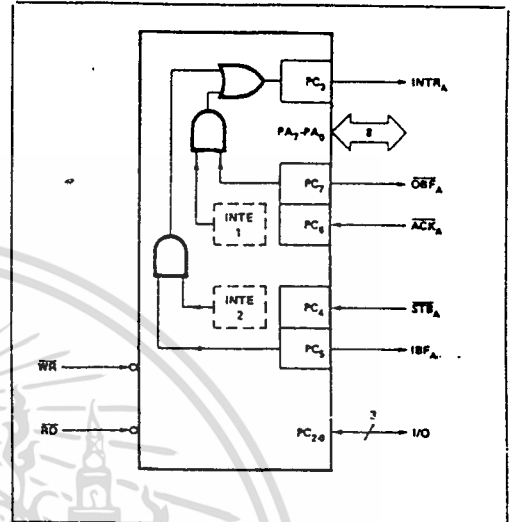


Figure 14. MODE 2

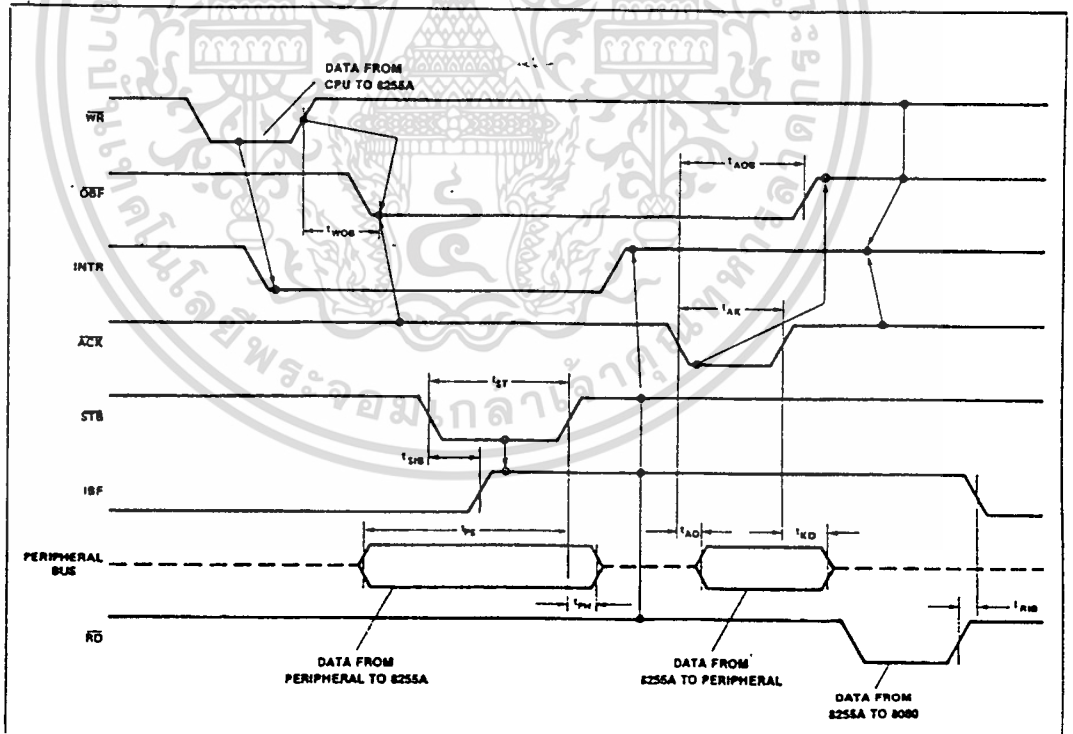


Figure 15. MODE 2 (Bidirectional)

NOTE: Any sequence where \overline{WR} occurs before \overline{ACK} and \overline{STB} occurs before \overline{RD} is permissible.
 $(INTR = IBF \cdot MASK \cdot \overline{STB} \cdot \overline{RD} + OBF \cdot MASK \cdot \overline{ACK} \cdot \overline{WR})$

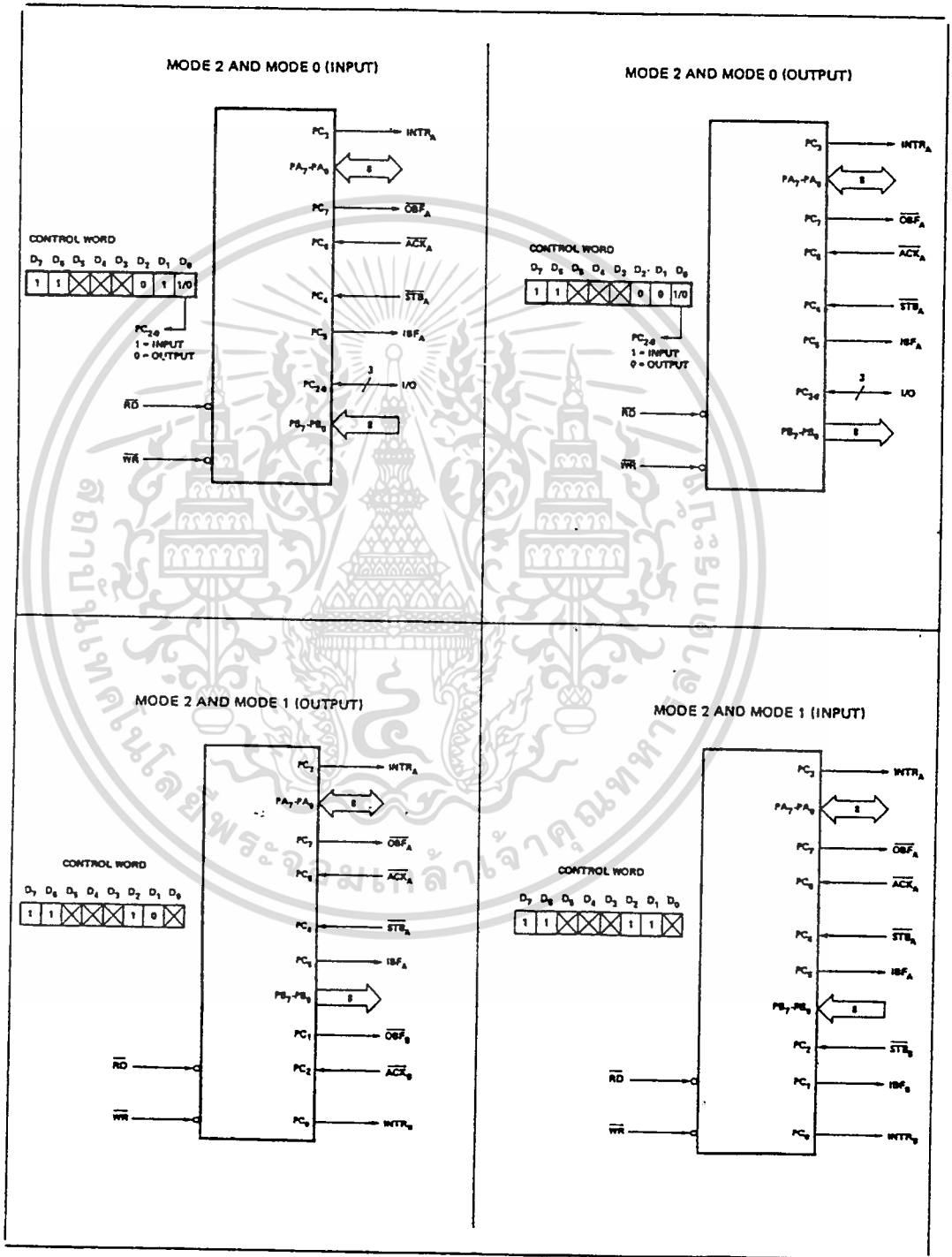


Figure 16. MODE 1/4 Combinations

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Mode Definition Summary

	MODE 0		MODE 1		MODE 2 GROUP A ONLY
	IN	OUT	IN	OUT	
PA ₀	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₁	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₂	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₃	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₄	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₅	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₆	IN	OUT	IN	OUT	↔
PA ₇	IN	OUT	IN	OUT	↔
PB ₀	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₁	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₂	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₃	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₄	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₅	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₆	IN	OUT	IN	OUT	—
PB ₇	IN	OUT	IN	OUT	—
PC ₀	IN	OUT	INTR _B	INTR _B	I/O
PC ₁	IN	OUT	IBF _B	$\overline{\text{OBF}}_{\text{B}}$	I/O
PC ₂	IN	OUT	STB _B	ACK _B	I/O
PC ₃	IN	OUT	INTR _A	INTR _A	INTR _A
PC ₄	IN	OUT	STB _A	I/O	STB _A
PC ₅	IN	OUT	IBF _A	I/O	IBF _A
PC ₆	IN	OUT	I/O	ACK _A	ACK _A
PC ₇	IN	OUT	I/O	$\overline{\text{OBF}}_{\text{A}}$	$\overline{\text{OBF}}_{\text{A}}$

MODE 0
OR MODE 1
ONLY

Special Mode Combination Considerations

There are several combinations of modes when not all of the bits in Port C are used for control or status. The remaining bits can be used as follows:

If Programmed as Inputs —

All input lines can be accessed during a normal Port C read.

If Programmed as Outputs —

Bits in C upper (PC₇-PC₄) must be individually accessed using the bit set/reset function.

Bits in C lower (PC₃-PC₀) can be accessed using the bit set/reset function or accessed as a threesome by writing into Port C.

Source Current Capability on Port B and Port C

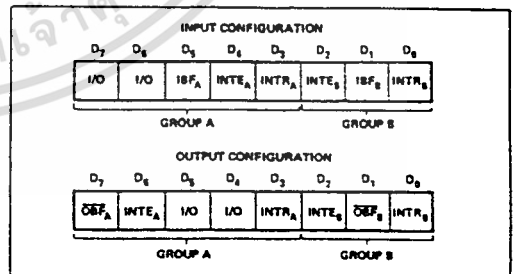
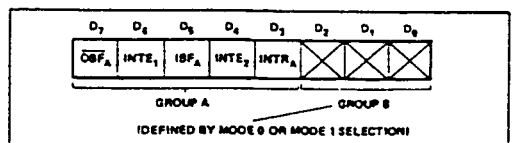
Any set of eight output buffers, selected randomly from Ports B and C can source 1mA at 1.5 volts. This feature allows the 8255 to directly drive Darlington type drivers and high-voltage displays that require such source current.

Reading Port C Status

In Mode 0, Port C transfers data to or from the peripheral device. When the 8255 is programmed to function in Modes 1 or 2, Port C generates or accepts "hand-shaking" signals with the peripheral device. Reading the contents of Port C

allows the programmer to test or verify the "status" of each peripheral device and change the program flow accordingly.

There is no special instruction to read the status information from Port C. A normal read operation of Port C is executed to perform this function.


Figure 17. MODE 1 Status Word Format

Figure 18. MODE 2 Status Word Format

APPLICATIONS OF THE 8255A

The 8255A is a very powerful tool for interfacing peripheral equipment to the microcomputer system. It represents the optimum use of available pins and is flexible enough to interface almost any I/O device without the need for additional external logic.

Each peripheral device in a microcomputer system usually has a "service routine" associated with it. The routine manages the software interface between the device and the CPU. The functional definition of the 8255A is programmed by the I/O service routine and becomes an extension of the system software. By examining the I/O devices interface characteristics for both data transfer and timing, and matching this information to the examples and tables in the detailed operational description, a control word can easily be developed to initialize the 8255A to exactly "fit" the application. Figures 19 through 25 present a few examples of typical applications of the 8255A.

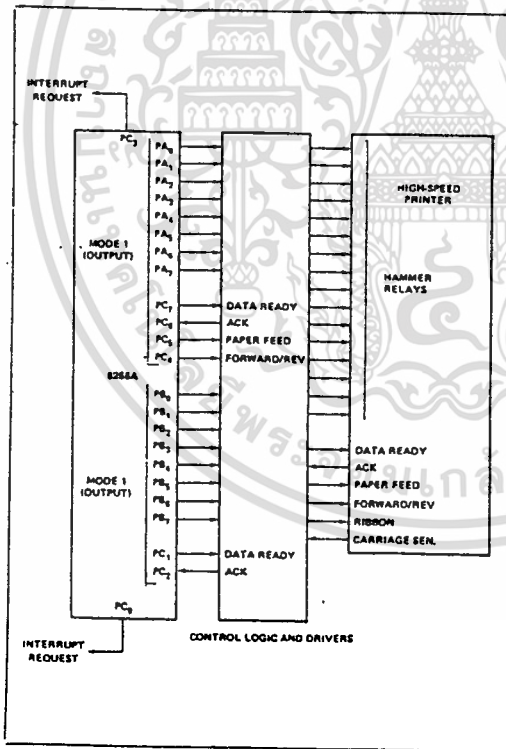


Figure 19. Printer Interface

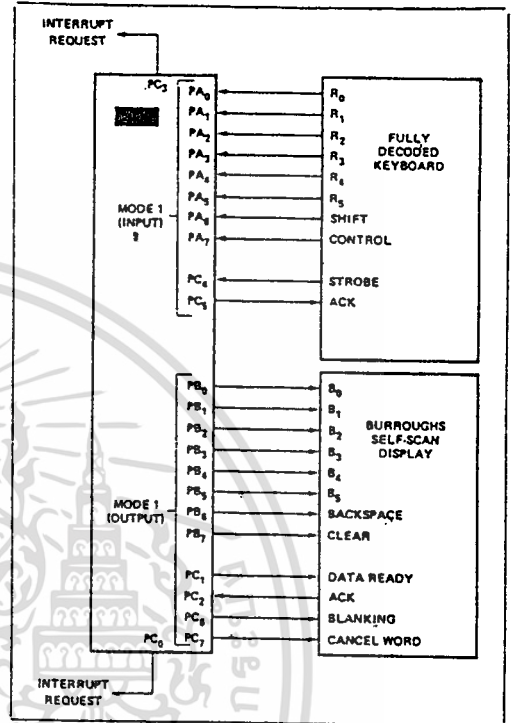


Figure 20. Keyboard and Display Interface

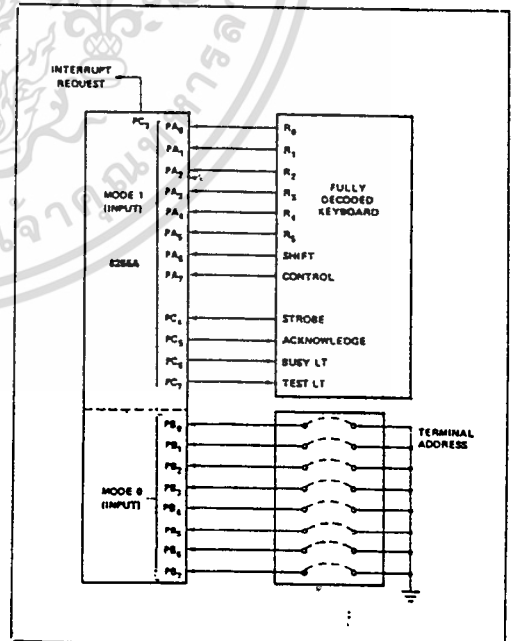


Figure 21. Keyboard and Terminal Address Interface

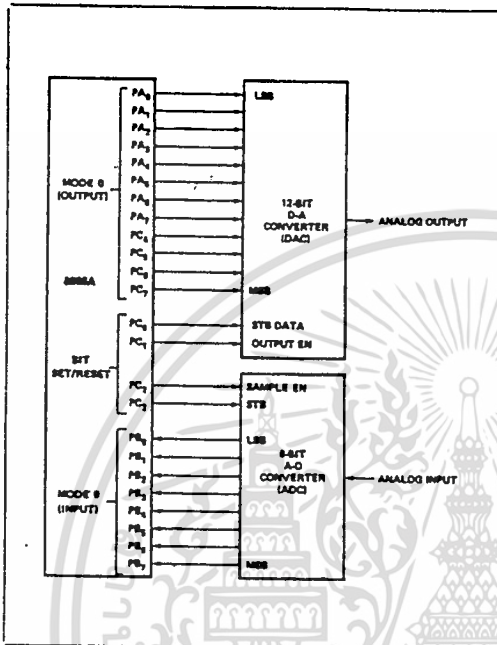


Figure 22. Digital to Analog, Analog to Digital

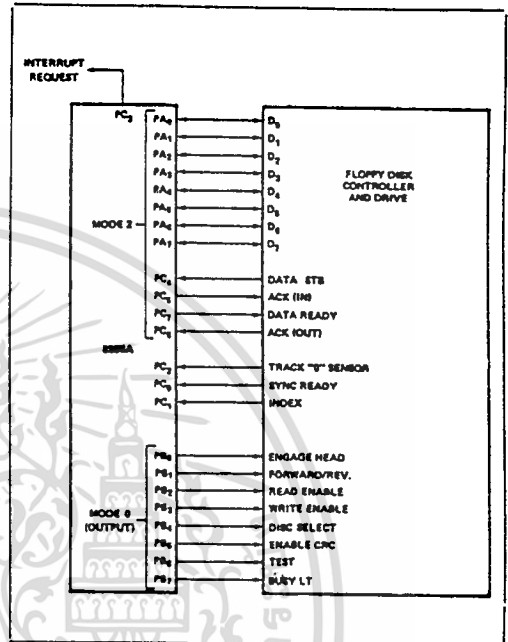


Figure 23. Basic Floppy Disk interface

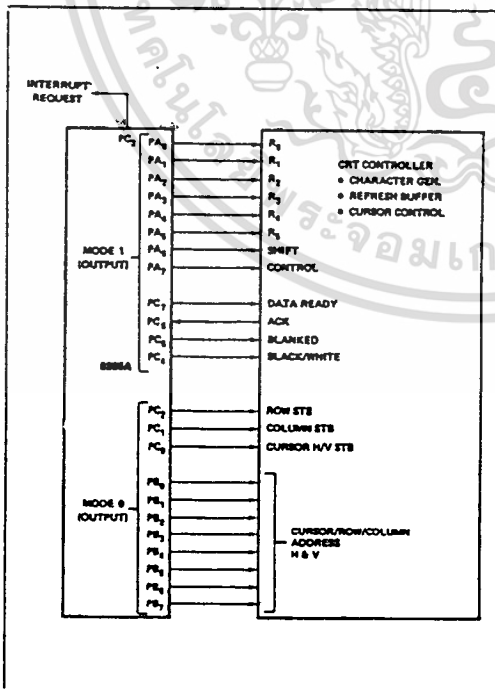


Figure 24. Basic CRT Controller interface

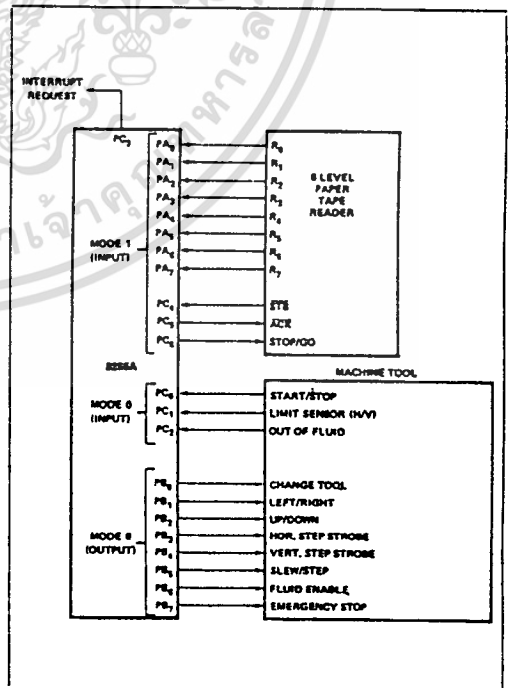


Figure 25. Machine Tool Controller interface

**ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS***

Ambient Temperature Under Bias. 0°C to 70°C
 Storage Temperature -65°C to +150°C
 Voltage on Any Pin
 With Respect to Ground. -0.5V to +7V
 Power Dissipation. 1 Watt

*NOTICE: Stresses above those listed under "Absolute Maximum Ratings" may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

D.C. CHARACTERISTICS ($T_A = 0^\circ\text{C}$ to 70°C , $V_{CC} = +5\text{V} \pm 10\%$, $\text{GND} = 0\text{V}$)*

Symbol	Parameter	Min.	Max.	Unit	Test Conditions
V_{IL}	Input Low Voltage	-0.5	0.8	V	
V_{IH}	Input High Voltage	2.0	V_{CC}	V	
$V_{OL}(\text{DB})$	Output Low Voltage (Data Bus)		0.45*	V	$I_{OL} = 2.5\text{mA}$
$V_{OL}(\text{PER})$	Output Low Voltage (Peripheral Port)		0.45*	V	$I_{OL} = 1.7\text{mA}$
$V_{OH}(\text{DB})$	Output High Voltage (Data Bus)	2.4		V	$I_{OH} = -400\mu\text{A}$
$V_{OH}(\text{PER})$	Output High Voltage (Peripheral Port)	2.4		V	$I_{OH} = -200\mu\text{A}$
$I_{DAR}^{(1)}$	Darlington Drive Current	-1.0	-4.0	mA	$R_{EXT} = 750\Omega$; $V_{EXT} = 1.5\text{V}$
I_{CC}	Power Supply Current		120	mA	
I_{IL}	Input Load Current		± 10	μA	$V_{IN} = V_{CC}$ to 0V
I_{OFL}	Output Float Leakage		± 10	μA	$V_{OUT} = V_{CC}$ to .45V

NOTE:

1. Available on any 8 pins from Port B and C.

CAPACITANCE ($T_A = 25^\circ\text{C}$, $V_{CC} = \text{GND} = 0\text{V}$)

Symbol	Parameter	Min.	Typ.	Max.	Unit	Test Conditions
C_{IN}	Input Capacitance			10	pF	$f_c = 1\text{MHz}$
$C_{I/O}$	I/O Capacitance			20	pF	Unmeasured pins returned to GND

A.C. CHARACTERISTICS ($T_A = 0^\circ\text{C}$ to 70°C , $V_{CC} = +5\text{V} \pm 10\%$, $\text{GND} = 0\text{V}$)***Bus Parameters****READ**

Symbol	Parameter	8255A		8255A-5		Unit
		Min.	Max.	Min.	Max.	
t_{AR}	Address Stable Before READ	0		0		ns
t_{RA}	Address Stable After READ	0		0		ns
t_{RR}	READ Pulse Width		300		300	ns
t_{RD}	Data Valid From READ ⁽¹⁾			250	200	ns
t_{DF}	Data Float After READ	10	150	10	100	ns
t_{RV}	Time Between READs and/or WRITEs		850		850	ns

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



A.C. CHARACTERISTICS (Continued)
WRITE

Symbol	Parameter	8255A		8255A-5		Unit
		Min.	Max.	Min.	Max.	
t _{AW}	Address Stable Before WRITE	0		0		ns
t _{WA}	Address Stable After WRITE	20		20		ns
t _{WW}	WRITE Pulse Width	400		300		ns
t _{DW}	Data Valid to WRITE (T.E.)	100		100		ns
t _{WD}	Data Valid After WRITE	30		30		ns

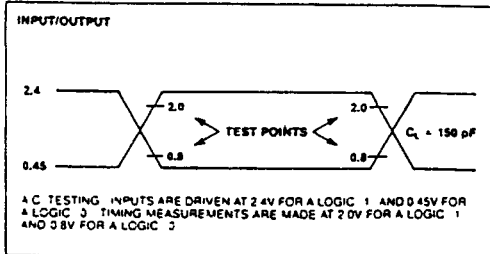
OTHER TIMINGS

Symbol	Parameter	8255A		8255A-5		Unit
		Min.	Max.	Min.	Max.	
t _{WB}	WR = 1 to Output ^{††}		350		350	ns
t _{IR}	Peripheral Data Before RD	0		0		ns
t _{HR}	Peripheral Data After RD	0		0		ns
t _{AK}	ACK Pulse Width	300		300		ns
t _{ST}	STB Pulse Width	500		500		ns
t _{PS}	Per. Data Before T.E. of STB	0		0		ns
t _{PH}	Per. Data After T.E. of STB	180		180		ns
t _{AD}	ACK = 0 to Output ^{††}		300		300	ns
t _{KD}	ACK = 1 to Output Float	20	250	20	250	ns
t _{WOB}	WR = 1 to OBF = 0 ^{††}		650		650	ns
t _{AOB}	ACK = 0 to OBF = 1 ^{††}		350		350	ns
t _{SIB}	STB = 0 to IBF = 1 ^{††}		300		300	ns
t _{RIB}	RD = 1 to IBF = 0 ^{††}		300		300	ns
t _{RIT}	RD = 0 to INTR = 0 ^{††}		400		400	ns
t _{SIT}	STB = 1 to INTR = 1 ^{††}		300		300	ns
t _{AIT}	ACK = 1 to INTR = 1 ^{††}		350		350	ns
t _{WIT}	WR = 0 to INTR = 0 ^{††,‡}		450		450	ns

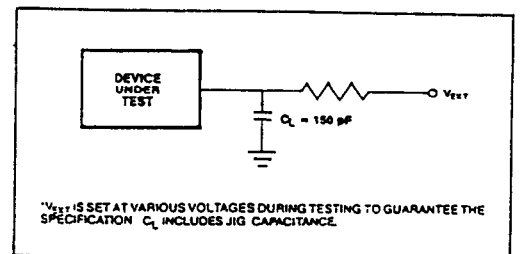
NOTES:

1. Test Conditions: C_L = 150 pF
 2. Period of Reset pulse must be at least 50µs during or after power on. Subsequent Reset pulse can be 500 ns min.
 3. INTR[†] may occur as early as WR₁.
- * For Extended Temperature EXPRESS, use M8255A electrical parameters.

A.C. TESTING INPUT, OUTPUT WAVEFORM

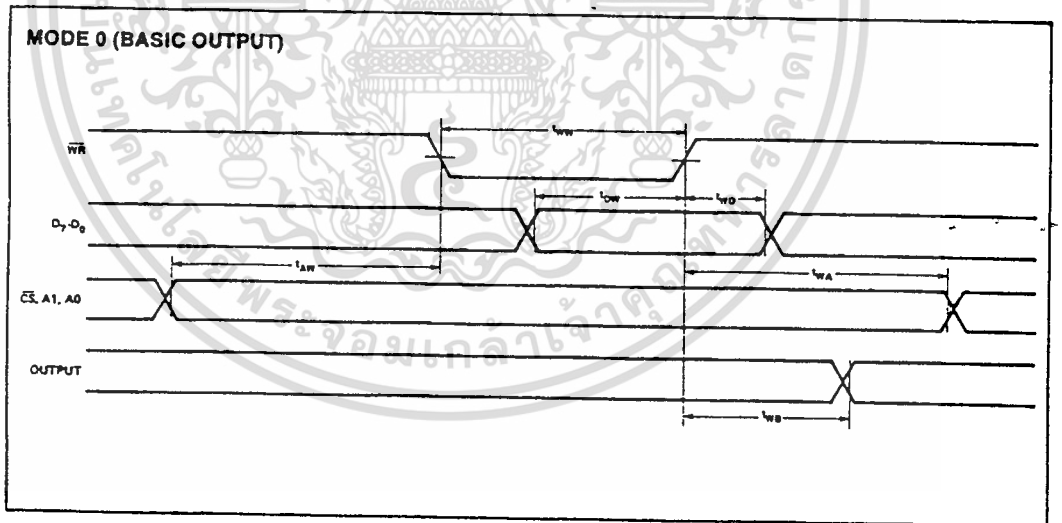
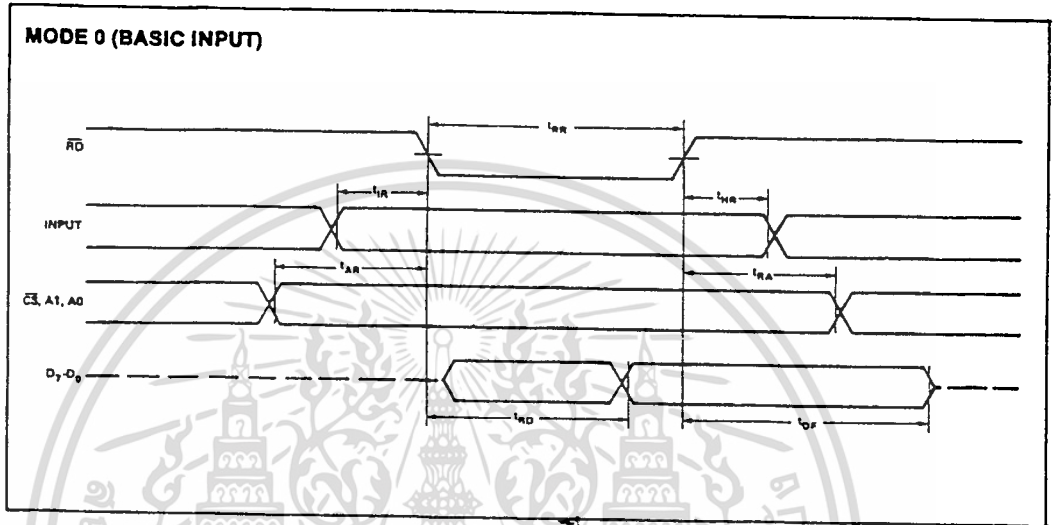


A.C. TESTING LOAD CIRCUIT



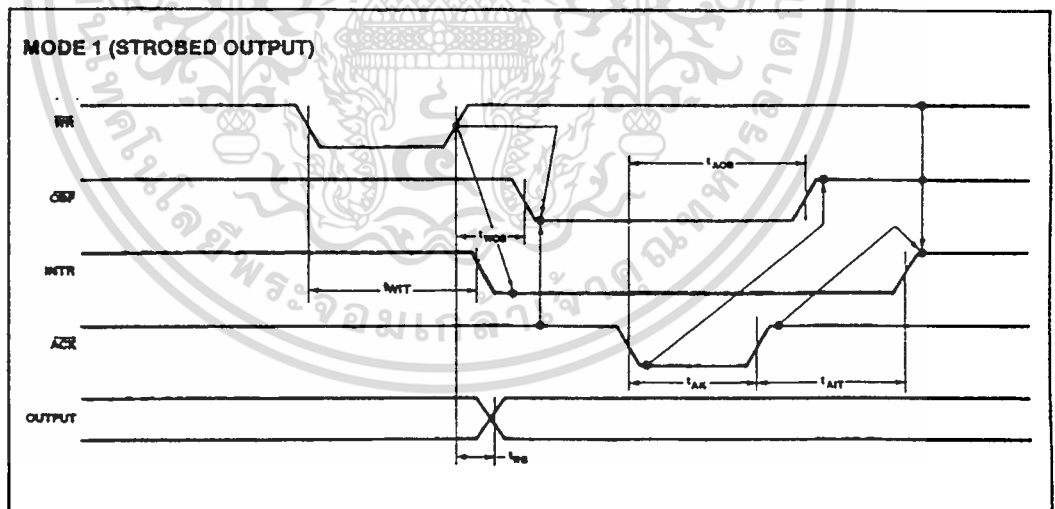
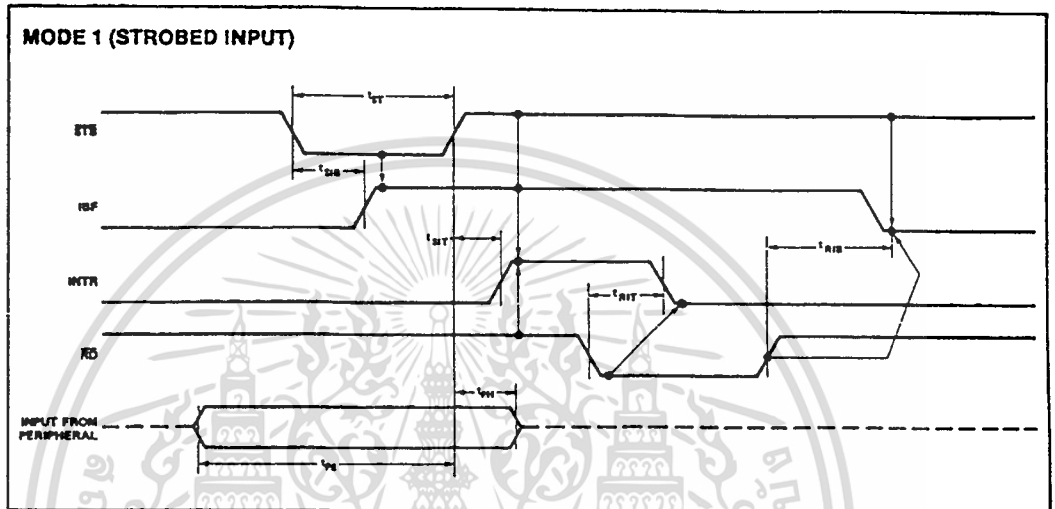
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งาน: เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

WAVEFORMS



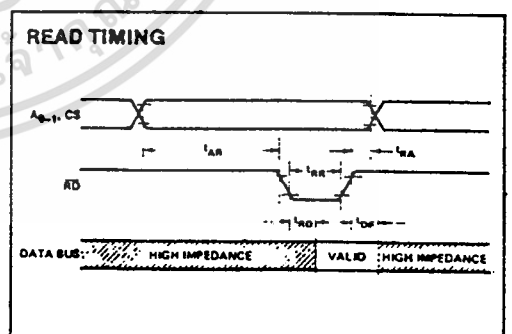
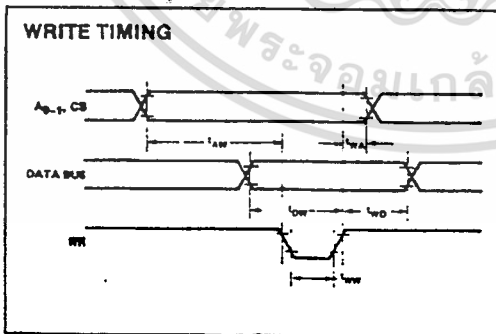
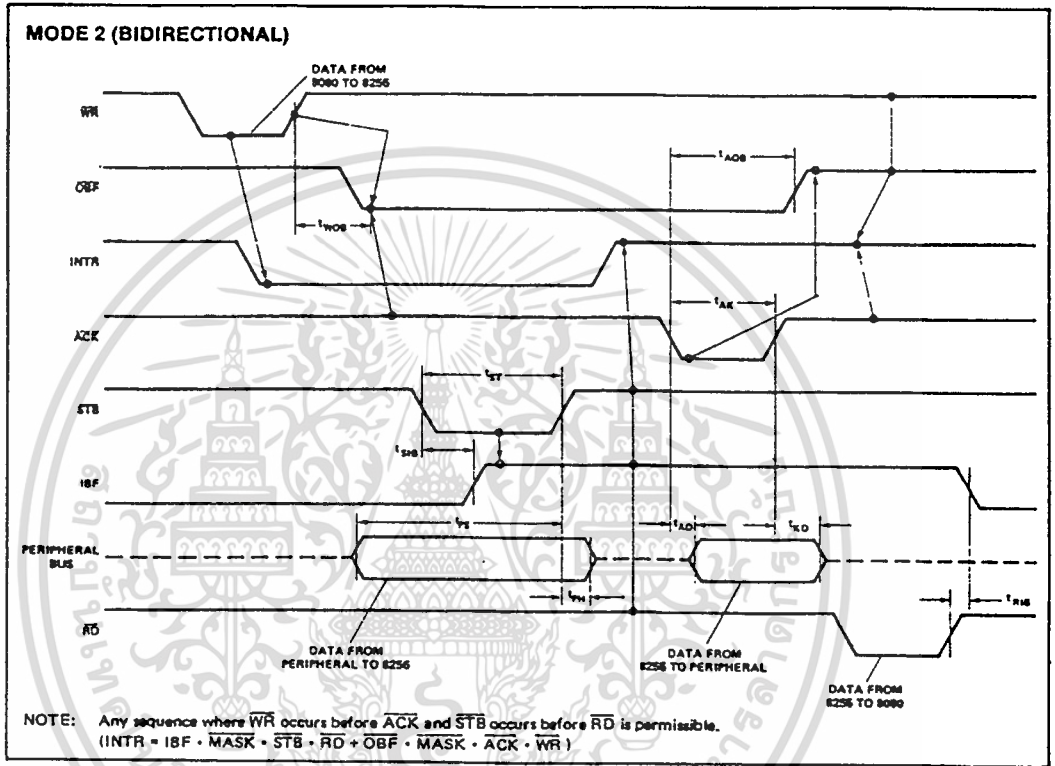
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

WAVEFORMS (Continued)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

WAVEFORMS (Continued)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



October 1992

DATA SHEET

80C31/80C51

CMOS SINGLE-CHIP 8 BIT MICROCONTROLLER

- 80C31/80C51 : 0 TO 12 MHz
- 80C31/80C51-1 : 0 TO 16 MHz
- 80C31-S/80C51-S : 0 TO 20 MHz

- 80C31/80C51-L : 0 TO 6 MHz WITH $2.7 V < V_{CC} < 6 V$
- 80C51F : 80C51 WITH PROTECTED ROM

FEATURES

- POWER CONTROL MODES
- 128 x 8 BIT RAM
- 4 K BYTES OF ROM (80C51)
- 32 PROGRAMMABLE I/O LINES
- TWO 16 BIT TIMER/COUNTER
- 64 K PROGRAM MEMORY SPACE
- FULLY STATIC DESIGN
- BOOLEAN PROCESSOR
- 5 INTERRUPT SOURCES
- PROGRAMMABLE SERIAL PORT
- 64 K DATA MEMORY SPACE
- TEMPERATURE RANGE : COMMERCIAL, INDUSTRIAL, AUTOMOTIVE AND MILITARY

INTRODUCTION

MHS's 80C31 and 80C51 are high performance CMOS versions of the 8031/8051 NMOS single chip 8 bit μC and are manufactured using a self-aligned silicon gate CMOS process (SAJI VI).

The fully static design of the MHS 80C31/80C51 allows to reduce system power consumption by bringing the clock frequency down to any value, even DC, without loss of data.

The 80C51 retains all the features of the 8051 : 4 K bytes of ROM ; 128 bytes of RAM ; 32 I/O lines ; two 16 bit timers ; a 5-source, 2-level interrupt structure ; a full

duplex serial port ; and on-chip oscillator and clock circuits.

In addition, the 80C51 has two software-selectable modes of reduced activity for further reduction in power consumption. In the Idle Mode the CPU is frozen while the RAM, the timers, the serial port, and the interrupt system continue to function. In the Power Down Mode the RAM is saved and all other functions are inoperative.

The 80C31 is identical to the 80C51 except that it has no on-chip ROM.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

80C31/80C51

INTERFACE

PIN CONFIGURATION

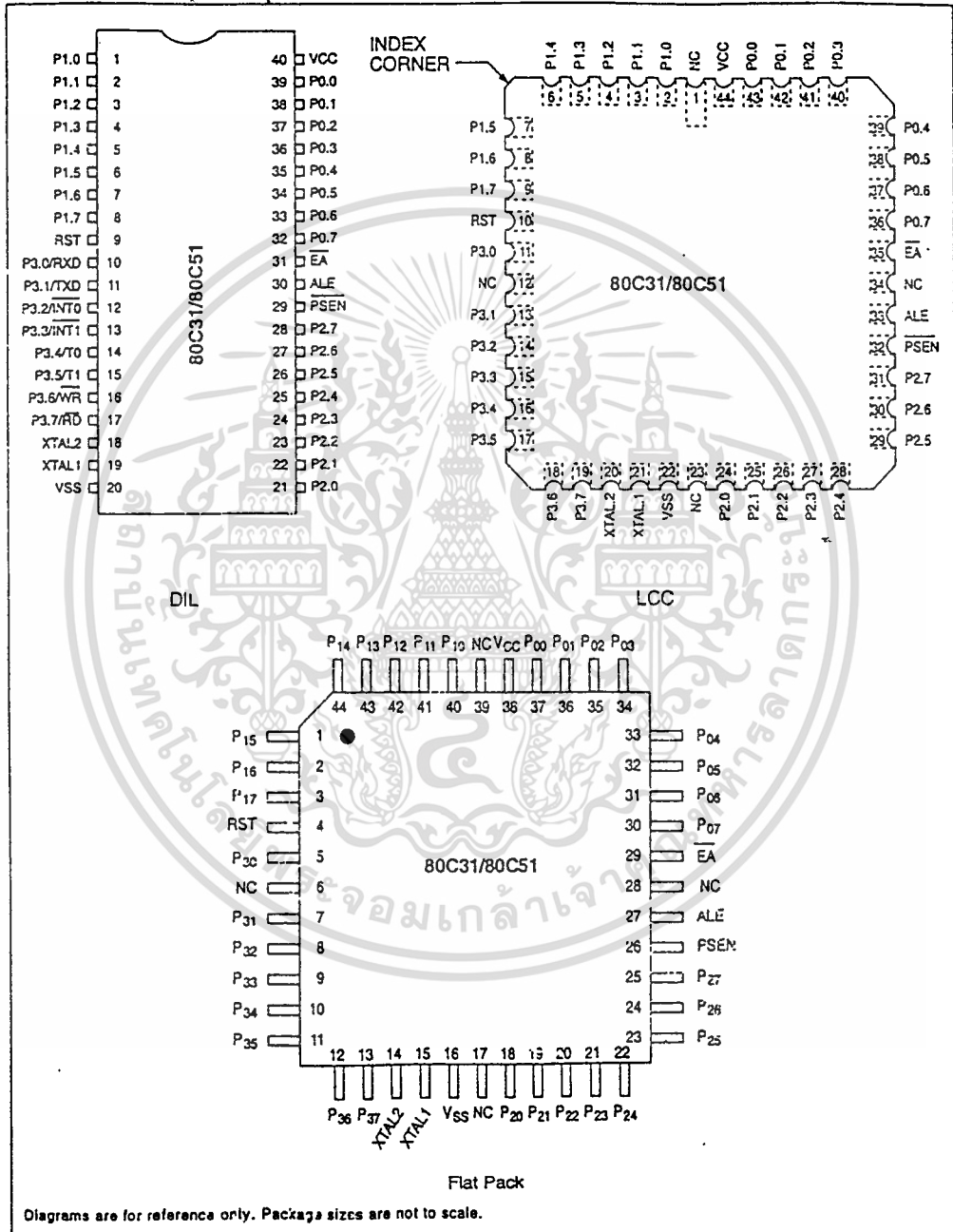


Figure 1.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

PIN DESCRIPTION

V_{ss}

Circuit ground potential

V_{cc}

Supply voltage during normal, idle, and Power Down operation.

Port 0

Port 0 is an 8 bit open drain bi-directional I/O port. Port 0 pins that have 1's written to them float, and in that state can be used as high-impedance inputs.

Port 0 is also the multiplexed low-order address and data bus during accesses to external Program and Data Memory. In this application it uses strong internal pullups when emitting 1's. Port 0 also outputs the code bytes during program verification in the 80C51. External pullups are required during program verification. Port 0 can sink eight LS TTL inputs.

Port 1

Port 1 is an 8 bit bi-directional I/O port with internal pullups. Port 1 pins that have 1's written to them are pulled high by the internal pullups, and in that state can be used as inputs. As inputs, Port 1 pins that are externally being pulled low will source current (IIL, on the data sheet) because of the internal pullups.

Port 1 also receives the low-order address byte during program verification. In the 80C51, Port 1 can sink/source three LS TTL inputs. It can drive CMOS inputs without external pullups.

Port 2

Port 2 is an 8 bit bi-directional I/O port with internal pullups. Port 2 pins that have 1's written to them are pulled high by the internal pullups, and in that state can be used as inputs. As inputs, Port 2 pins that are externally being pulled low will source current (IIL, on the data sheet) because of the internal pullups. Port 2 emits the high-order address byte during fetches from external Program Memory and during accesses to external Data Memory that use 16-bit addresses (MOVX @DPTR). In this application, it uses strong internal pullups when emitting 1's. During accesses to external Data Memory that use 8 bit addresses (MOVX @Ri), Port 2 emits the contents of the P2 Special Function Register.

It also receives the high-order address bits and control signals during program verification in the 80C51. Port 2 can sink/source three LS TTL inputs. It can drive CMOS inputs without external pullups.

Port 3

Port 3 is an 8 bit bi-directional I/O port with internal pullups. Port 3 pins that have 1's written to them are pulled high by the internal pullups, and in that state can be used as inputs. As inputs, Port 3 pins that are externally being pulled low will source current (IIL, on the data sheet) because of the pullups. It also serves the

function of various special features of the MHS 51 Family, as listed below.

Port Pin	Alternate Function
P3.0	RXD (serial input port)
P3.1	TXD (serial output port)
P3.2	INT0 (external interrupt 0)
P3.3	INT1 (external interrupt 1)
P3.4	T0 (Timer 0 external input)
P3.5	T1 (Timer 1 external input)
P3.6	WR (external Data Memory write strobe)
P3.7	RD (external Data Memory read strobe)

Port 3 can sink/source three LS TTL inputs. It can drive CMOS inputs without external pullups.

RST

A high level on this for two machine cycles while the oscillator is running resets the device. An internal pull-down resistor permits Power-On reset using only a capacitor connected to V_{cc}.

ALE

Address Latch Enable output for latching the low byte of the address during accesses to external memory. ALE is activated as though for this purpose at a constant rate of 1/6 the oscillator frequency except during an external data memory access at which time on ALE pulse is skipped. ALE can sink/source 8 LS TTL inputs. It can drive CMOS inputs without an external pullup.

PSEN

Program Store Enable output is the read strobe to external Program Memory. PSEN is activated twice each machine cycle during fetches from external Program Memory. (However, when executing out of external Program Memory, two activations of PSEN are skipped during each access to external Data Memory). PSEN is not activated during fetches from internal Program Memory. PSEN can sink/source 8 LS TTL inputs. It can drive CMOS inputs without an external pullup.

EA

When EA is held high, the CPU executed out of internal Program Memory (unless the Program Counter exceeds 0FFFH). When EA is held low, the CPU executes only out of external Program Memory. EA must not be floated.

XTAL1

Input to the inverting amplifier that forms the oscillator. Receives the external oscillator signal when an external oscillator is used.

XTAL2

Output of the inverting amplifier that forms the oscillator, and input to the internal clock generator. This pin should be floated when an external oscillator is used.

These special modes are activated by software via the Special Function Register, its hardware address is 87H. PCON is not bit addressable.

If 1's are written to PD and IDL at the same time. PD takes precedence. The reset value of PCON is (0XXX0000).

IDLE MODE

The instruction that sets PCON.0 is the last instruction executed before the Idle mode is activated. Once in the Idle mode the CPU status is preserved in its entirety: the Stack Pointer, Program Counter, Program Status Word, Accumulator, RAM, and all other register maintain their data during Idle. Table 1 describes the status of the external pins during Idle mode.

There are two ways to terminate the Idle mode. Activation of any enabled interrupt will cause PCON.0 to be cleared by hardware, terminating Idle mode. The interrupt is serviced, and following RETI, the next instruction to be executed will be the one following the instruction that wrote 1 to PCON.0.

The flag bits GF0 and GF1 may be used to determine whether the interrupt was received during normal execution or during the Idle mode. For example, the instruction that writes to PCON.0 can also set or clear one or both flag bits. When Idle mode is terminated by an enabled interrupt, the service routine can examine the status of the flag bits.

The second way of terminating the Idle is with a hardware reset. Since the oscillator is still running, the hardware reset needs to be active for only 2 machine cycles (24 oscillator periods) to complete the reset operation.

POWER DOWN MODE

The instruction that sets PCON.1 is the last executed prior to entering power down. Once in power down, the oscillator is stopped. The contents of the onchip RAM and the Special Function Register is saved during power down mode. A hardware reset is the only way of exiting the power down mode. The hardware reset initiates the Special Function Register (see Table 1).

In the Power Down mode, Vcc may be lowered to minimize circuit power consumption. Care must be taken to ensure the voltage is not reduced until the power down mode is entered, and that the voltage is restored before the hardware reset is applied which frees the oscillator. Reset should not be released until the oscillator has restarted and stabilized.

Table 1 describes the status of the external pins while in the power down mode. It should be noted that if the power down mode is activated while in external program memory, the port data that is held in the Special Function Register P2 is restored to Port 2. If the data is a 1, the port pin is held high during the power down mode by the strong pullup, T1, shown in Figure 4.

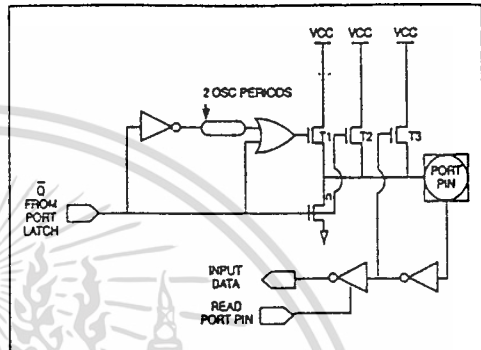


Figure 4 : I/O Buffers in the 80C51 (Ports 1, 2, 3).

STOP CLOCK MODE

Due to static design, the MHS 80C31/C51 clock speed can be reduced until 0 MHz without any data loss in memory or registers. This mode allows step by step utilization, and permits to reduce system power consumption by bringing the clock frequency down to any value. At 0 MHz, the power consumption is the same as in the Power Down Mode.

I/O PORTS

The I/O port drive of the 80C51 is similar to the 8051. The I/O buffers for Ports 1, 2 and 3 are implemented as shown in figure 4.

When the port latch contains a 0, all pFETS in figure 4 are off while the nFET is turned on. When the port latch makes a 0-to-1 transition, the nFET turns off. The strong pullup pFET, T1, turns on for two oscillator periods, pulling the output high very rapidly. As the output line is drawn high, pFET T3 turns on through the inverter to supply the low source current. This inverter and T3 form a latch which holds the 1 and is supported by T2.

When Port 2 is used as an address port, for access to external program of data memory, any address bit that contains a 1 will have his strong pullup turned on for the entire duration of the external memory access.

MODE	PROGRAM MEMORY	ALE	PSEN	PORT0	PORT1	PORT2	PORT3
Idle	Internal	1	1	Port Data	Port Data	Port Data	Port Data
Idle	External	1	1	Floating	Port Data	Address	Port Data
Power Down	Internal	0	0	Port Data	Port Data	Port Data	Port Data
Power Down	External	0	0	Floating	Port Data	Port Data	Port Data

Table 1 : Status of the external pins during Idle and Power Down modes.

When an I/O pin on Ports 1, 2 or 3 is used as an input, the user should be aware that the external circuit must sink current during the logical 1-to-0 transition. The maximum sink current is specified as I_{TL} under the D.C. Specifications. When the input goes below approximately 2 V, T3 turns off to save ICC current. Note, when returning to a logical 1, T2 is the only internal pullup that is on. This will result in a slow rise time if the user's circuit does not force the input line high.

OSCILLATOR CHARACTERISTICS

XTAL1 and XTAL2 are the input and output respectively, of an inverting amplifier which is configured for use as an on-chip oscillator, as shown in figure 5. Either a quartz crystal or ceramic resonator may be used. To drive the device from an external clock source, XTAL1 should be driven while XTAL2 is left unconnected as shown in figure 6. There are no requirements on the duty cycle of the external clock signal, since the input to the internal clocking circuitry is through a divide-by-two flip-flop, but minimum and maximum high and low times specified on the Data Sheet must be observed.

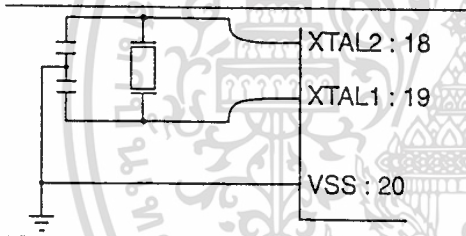


Figure 5 : Crystal Oscillator.

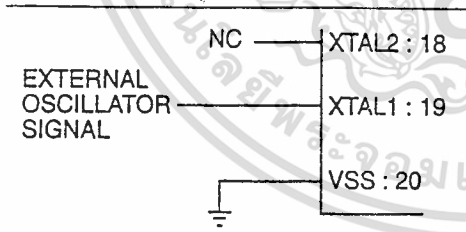


Figure 6 : External Drive Configuration.

80C51 WITH PROTECTED ROM

MHS provides a new member in the 80C51 Family named "80C51F" which permits full protection of the internal ROM contents.

With a non protected 80C51, it is very easy to read out the contents of the internal 4 K bytes of ROM.

Three methods exist, two of them are special test modes and the last one is by means of MOV_C instructions.

Test mode "VER" : Using this special test mode, the internal ROM contents are output on port P0 ; the address being applied on ports P2 (AD15...AD8) and P1 (AD7...AD0).

- **Test mode "TMB"** : With this second test mode, the contents of the 80C51 internal bus is presented on port P1 during the PH2 clock phases.
- **Using MOV_C instructions** : If EA = 0, and following a reset, the 80C51 fetches its instructions from external program memory. It is then possible to write a small program whose purpose is to dump the internal ROM contents by means of MOV_C A, @A + DPTR and MOV_C A, @A + PC instructions.

80C51F with program protection features

This version adds ROM protection features in some strategic points of the 80C51F in order to eliminate the possibility of reading the ROM contents (once the protection has been programmed) by one of the three forementioned methods (VER and TMB test modes, or MOV_C instructions).

Nevertheless the customer must note the following :

- Once the protection has been programmed, the 80C51F program always starts at address 0 in the internal ROM.
- The application program must be self contained in the internal 4 K of ROM, otherwise it would be possible to trap the program counter address in the external PROM/EPROM (beyond 4 K) and then to dump the internal ROM contents by means of a patch using MOV_C instructions.

Thus, if an extra EPROM is necessary, it is advised to ensure that it will contain only constants or tables.

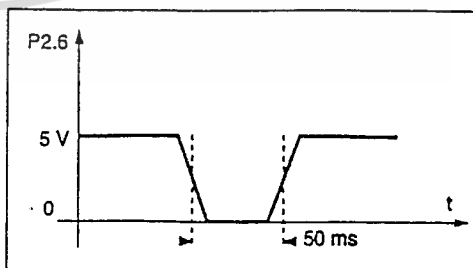
Test of the on-chip program memory

- **Before protection is activated** : The 80C51F can be tested as any normal 80C51 (using test equipment or any other methods).
- **After protection is activated** : It is then no longer possible to dump the internal ROM contents.

How to program the protection mechanism

- To burn correctly the fuse a specific configuration of inputs must be settled as below :
 - RST = ALE = 1
 - P2.7 = 1

Furthermore PSEN signal must be tied at + 9 V ± 5 % level voltage and a pulse must be applied on P2.6 input Port. The timing on P2.6 is shown below :



Time Rise and Fall Rise ≤ 100 μs.

- The electrical schematic shows a typical application to deliver P2.6 signal.

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS*

Ambient Temperature Under Bias :

C = commercial0°C to 70°C

I = industrial- 40°C to +85°C

Storage Temperature.....- 65°C to + 150°C

Voltage on V_{CC} to V_{SS}.....- 0.5 V to + 7 VVoltage on Any Pin to V_{SS}..... - 0.5 V to V_{CC} + 0.5 V

Power Dissipation 1 W**

** This value is based on the maximum allowable die temperature and the thermal resistance of the package

* Notice

Stresses at or above those listed under * Absolute Maximum Ratings* may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions may affect device reliability.

DC CHARACTERISTICS

T_A = 0 to + 70°C ; V_{CC} = 5 V ± 20 % ; V_{SS} = 0 V ; F = 0 to 16 MHz.V_{CC} = 5 V ± 10 % ; V_{SS} = 0 V ; F = 16 to 20 MHzT_A = - 40 to 85°C ; V_{CC} = 5 V ± 10 % ; V_{SS} = 0 V ; F = 0 to 16 MHz.

SYMBOL	PARAMETER	MIN	MAX	UNIT	TEST CONDITIONS
V _{IL}	Input Low Voltage	- 0.5 V	0.2 V _{CC} - 0.1	V	
V _{IH}	Input High Voltage (Except XTAL and RST)	0.2 V _{CC} + 0.9	V _{CC} + 0.5	V	
V _{IH1}	Input High Voltage (RST and XTAL1)	0.7 V _{CC}	V _{CC} + 0.5	V	
V _{OL}	Output Low Voltage (Ports 1, 2, and 3)		0.3 0.45 1.0	V V V	I _{OL} = 100 μA I _{OL} = 1.6 mA (note 3) I _{OL} = 3.5 mA
V _{OL1}	Output Low Voltage (Port 0, ALE, PSEN)		0.3 0.45 1.0	V V V	I _{OL} = 200 μA I _{OL} = 3.2 mA (note 3) I _{OL} = 7.0 mA
V _{OH}	Output High Voltage Ports 1, 2, 3	V _{CC} - 0.3 V _{CC} - 0.7 V _{CC} - 1.5		V V V	I _{OH} = - 10 μA I _{OH} = - 30 μA I _{OH} = - 60 μA V _{CC} = 5 V ± 10 %
V _{OH1}	Output High Voltage (Port 0, ALE, PSEN)	V _{CC} - 0.3 V _{CC} - 0.7 V _{CC} - 1.5		V V V	I _{OH} = - 200 μA I _{OH} = - 3.2 mA I _{OH} = - 7.0 mA V _{CC} = 5 V ± 10 %
I _{IL}	Logical 0 Input Current (Ports 1, 2, 3)		C - 50 I - 60	μA	V _{in} = 0.45 V
I _{LI}	Input Leakage Current (Port 0, EA)		± 10	μA	0.45 < V _{in} < V _{CC}
I _{TL}	Logical 1 to 0 Transition Current (Ports 1, 2, 3)		- 650	μA	V _{in} = 2.0 V
I _{PD}	Power Down Current		50	μA	V _{CC} = 2.0 V to 6 V (note 2)
RRST	RST Pulldown Resistor	50	150	kΩ	
C _{IO}	Capacitance of I/O Buffer		10	pF	f _c = 1 MHz, T _A = 25°C
ICC	Power Supply Current Active Mode 12 MHz 16 MHz 20 MHz Idle Mode 12 MHz 16 MHz 20 MHz		20 26 32 5 6 8	mA mA mA mA mA mA	(notes 1, 2)

80C31/80C51

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS*

Ambiant Temperature Under Bias :

- A = Automotive - 40°C to + 125°C
- Storage Temperature..... - 65°C to + 150°C
- Voltage on Any Pin to V_{SS} - 0.5 V to V_{CC} + 0.5 V
- Voltage on V_{CC} to V_{SS} - 0.5 V to 6.5 V
- Power Dissipation 1 W

*** Notice**

Stresses above those listed under * Absolute Maximum Ratings* may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

DC CHARACTERISTICS

T_A = - 40° to 125°C ; V_{CC} = 5 V ± 10 % ; V_{SS} = 0 V ; F = 0 to 12 MHz

SYMBOL	PARAMETER	MIN	MAX	UNIT	TEST CONDITIONS
VIL	Input Low Voltage	- 0.5 V	0.2 V _{CC} - 0.1	V	
VIH	Input High Voltage (Except XTAL1, RST)	0.2 V _{CC} + 0.9	V _{CC} + 0.5	V	
VIH1	Input High Voltage (XTAL1, RST)	0.7 V _{CC}	V _{CC} + 0.5	V	
VOL	Output Low Voltage (Ports 1, 2, and 3)		0.3	V	I _{OL} = 100 µA
			0.45	V	I _{OL} = 1.6 mA (note 3)
			1.0	V	I _{OL} = 3.5 mA
VOL1	Output Low Voltage (Port 0, ALE, PSEN)		0.3	V	I _{OL} = 200 µA
			0.45	V	I _{OL} = 3.2 mA (note 3)
			1.0	V	I _{OL} = 7.0 mA
VOH	Output High Voltage (Ports 1, 2, 3)	V _{CC} - 0.3		V	I _{OH} = - 10 µA
		V _{CC} - 0.7		V	I _{OH} = - 30 µA
		V _{CC} - 1.5		V	I _{OH} = - 60 µA
VOH1	Output High Voltage (Port 0 in External Bus Mode, ALE, PSEN)	V _{CC} - 0.3		V	I _{OH} = - 200 µA
		V _{CC} - 0.7		V	I _{OH} = - 3.2 mA
		V _{CC} - 1.5		V	I _{OH} = - 7.0 mA
IIL	Logical 0 Input Current Ports 1, 2, 3		- 75	µA	V _{in} = 0.45 V
ITL	Logical 1 to 0 Transition Current (Ports 1, 2, 3)		- 750	µA	V _{in} = 2.0 V
ILI	Input Leakage Current (Port 0, EA)		± 10	µA	0.45 < V _{in} < V _{CC}
RRST	RST Pulldown Resistor	50	150	kΩ	
CIO	Pin Capacitance		10	pF	Test Freq = 1 MHz, T _A = 25°C
IPD	Power Down Current		75	µA	V _{CC} = 2 V to 5.5 V (note 2)
ICC	Power supply current Active mode 12 MHz Idle mode 12 MHz		21	mA	V _{CC} = 5.5 V (notes 1, 2)
			7	mA	V _{CC} = 5.5 V (notes 1, 2)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

80C31/80C51

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS*

Ambiant Temperature Under Bias :

M =Military - 55°C to + 125°C
 Storage Temperature - 65°C to + 150°C
 Voltage on Any Pin to Vss - 0.5 V to VCC + 0.5 V
 Voltage on Vcc to Vss - 0.5 V to 6.5 V
 Power Dissipation..... 1 W

*** Notice**

*Stresses above those listed under * Absolute Maximum Ratings* may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended period may affect device reliability.*

DC CHARACTERISTICS

TA = - 55° to 125°C ; VSS = 0 V ; VCC = 5 V ± 10 % ; F = 0 to 12 MHz

SYMBOL	PARAMETER	MIN	MAX	UNIT	TEST CONDITIONS
VIL	Input Low Voltage	- 0.5 V	0.2 VCC - 0.1	V	
VIH	Input High Voltage (Except XTAL1, RST)	0.2 VCC + 0.9	VCC + 0.5	V	
VIH1	Input High Voltage (XTAL1, RST)	0.7 VCC	VCC + 0.5	V	
VOL	Output Low Voltage (Ports 1, 2, 3)		0.45	V	IOL = 1.6 mA (note 3)
VOL1	Output Low Voltage (Port 0, ALE, PSEN)		0.45	V	IOL = 3.2 mA (note 3)
VOH	Output High Voltage (Ports 1, 2, 3)	2.4		V	IOH = - 60 µA VCC = 5 V ± 10 %
		0.75 VCC		V	IOH = - 25 µA
		0.9 VCC		V	IOH = - 10 µA
VOH1	Output High Voltage (Port 0 in External Bus Mode, ALE, PEN)	2.4		V	IOH = - 800 µA VCC = 5 V ± 10 %
		0.75 VCC		V	IOH = - 300 µA
		0.9 VCC		V	IOH = - 80 µA
IIL	Logical 0 Input Current Ports 1, 2, 3		- 75	µA	Vin = 0.45 V
ITL	Logical 1 to 0 Transition Current (Ports 1, 2, 3)		- 750	µA	Vin = 2 V
ILI	Input Leakage Current (Port 0, EA)		± 10	µA	0.45 < Vin < VCC
RRST	RST Pulldown Resistor	50	150	kΩ	
CIO	Pin Capacitance		10	pF	Test Freq = 1 MHz, TA = 25°C
IPD	Power Down Current		75	µA	VCC = 2 V to 5.5 V (note 2)
ICC	Power supply current Active mode 12 MHz Idle mode 12 MHz		21	mA	VCC = 5.5 V (notes 1, 2)
			7	mA	VCC = 5.5 V (notes 1, 2)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

80C31/80C51

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS*

Ambiant Temperature Under Bias :

- C = commercial 0°C to 70°C
- I = industrial - 40°C to +85°C
- Storage Temperature - 65°C to + 150°C
- Voltage on V_{CC} to V_{SS} - 0.5 V to + 7 V
- Voltage on Any Pin to V_{SS} - 0.5 V to V_{CC} + 0.5 V
- Power Dissipation 1 W**

** This value is based on the maximum allowable die temperature and the thermal resistance of the package

*** Notice**

Stresses at or above those listed under * Absolute Maximum Ratings* may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions may affect device reliability.

DC CHARACTERISTICS

T_A = - 40° to 85°C ; V_{CC} = 2.7 V to 6 V ; V_{SS} = 0 V ; F = 0 to 6 MHz

SYMBOL	PARAMETER	MIN	MAX	UNIT	TEST CONDITIONS
VIL	Input Low Voltage	- 0.5 V	0.2 V _{CC} - 0.1	V	
VIH	Input High Voltage (Except XTALs and RST)	0.2 V _{CC} + 0.9	V _{CC} + 0.5	V	
VIH1	Input High Voltage to RST for Reset	0.7 V _{CC}	V _{CC} + 0.5	V	
VIH2	Input High Voltage to XTAL1	0.7 V _{CC}	V _{CC} + 0.5	V	
VPD	Power Down Voltage to V _{CC} in PD Mode	2.0	6.0	V	
VOL	Output Low Voltage (Ports 1, 2, and 3)		0.45	V	I _{OL} = 800 µA (note 3)
VOL1	Output Low Voltage (Port 0, ALE, PSEN)		0.45	V	I _{OL} = 1.6 mA (note 3)
VOH	Output High Voltage Ports 1, 2, 3	0.9 V _{CC}		V	I _{OH} = - 10 µA
VOH1	Output High Voltage (Port 0 in External Bus Mode), ALE, PSEN	0.9 V _{CC}		V	I _{OH} = - 80 µA
IIL	Logical 0 Input Current Ports 1, 2, 3		C - 50 I - 60	µA	V _{in} = 0.45 V
ILI	Input Leakage Current		± 10	µA	0.45 < V _{in} < V _{CC}
ITL	Logical 1 to 0 Transition Current (Ports 1, 2, 3)		- 650	µA	V _{in} = 2.0 V
IPD	Power Down Current		50	µA	V _{CC} = 2.0 V to 6 V (note 2)
RRST	RST Pulldown Resistor	50	150	kΩ	
CIO	Capacitance of I/O Buffer		10	pF	f _c = 1 MHz, T _A = 25°C

MAXIMUM I_{CC} (mA)

FREQ. VCC	OPERATING (NOTE 3)			IDLE (NOTE 4)		
	2.7 V	5 V	6 V	2.7 V	5 V	6 V
1 MHz	0.8 mA	1.5 mA	1.8 mA	400 µA	800 µA	1 mA
6 MHz	4 mA	8 mA	10 mA	1.2 mA	3.5 mA	3.8 mA

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

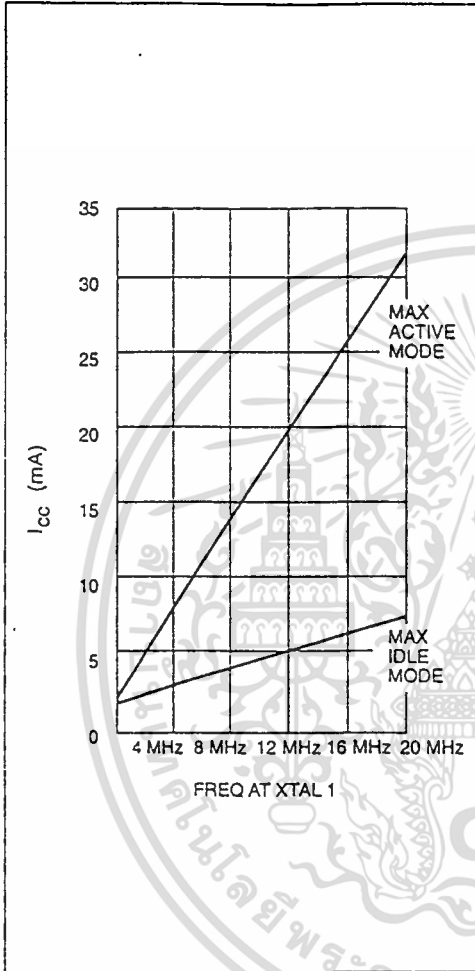


Figure 1 : ICC vs. Frequency. Valid only within frequency specifications of the device under test.

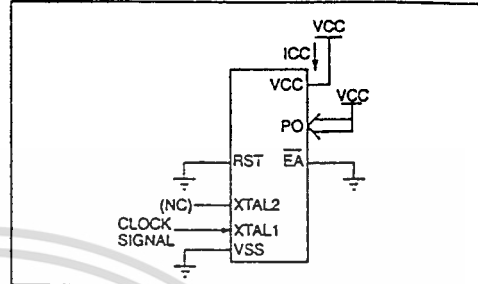


Figure 12 : ICC Test Condition, Idle Mode. All other pins are disconnected.

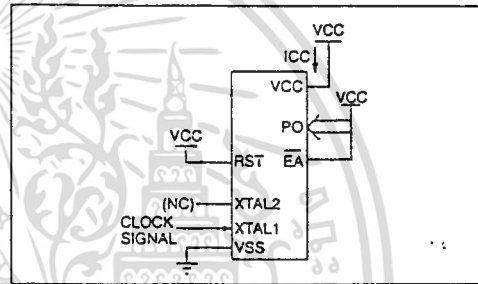


Figure 13 : ICC Test Condition, Active Mode. All other pins are disconnected.

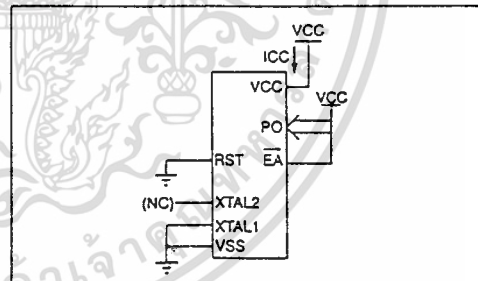


Figure 15 : ICC Test Condition, Power Down Mode. All other pins are disconnected.

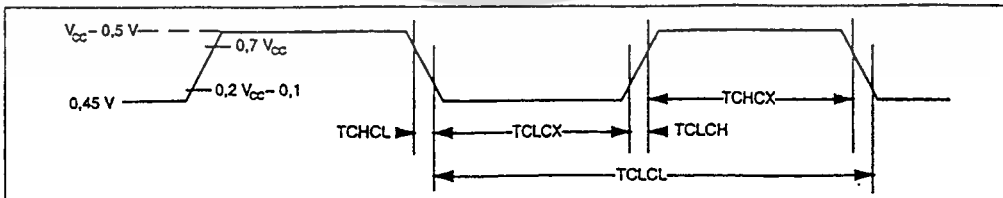


Figure 14 : Clock Signal Waveform for ICC Tests in Active and Idle Modes. TCLCH = TCHCL = 5 ns.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Note 1 : ICC max is given by :

Active Mode : $ICCMAX = 1.47 \times FREQ + 2.35$

Idle Mode : $ICCMAX = 0.33 \times FREQ + 1.05$

where FREQ is the external oscillator frequency in MHz. ICCMAX is given in mA. See figures 1 through 5 for ICC test conditions.

Note 2 : ICC is measured with all output pins disconnected ; XTAL1 driven with TCLCH, TCHCL = 5 ns, VIL = VSS + .5 V, VIH = VCC - .5 V ; XTAL2 N.C. ; EA = RST = Port 0 = VCC. ICC would be slightly higher if a crystal oscillator used.

Idle ICC is measured with all output pins disconnected ; XTAL1 driven with TCLCH, TCHCL = 5 ns, VIL = VSS +

.5 V, VIH = VCC - .5 V ; XTAL2 N.C. ; Port 0 = VCC ; EA = RST = VSS.

Power Down ICC is measured with all output pins disconnected ; EA = PORT 0 = VCC ; XTAL2 N.C. ; RST = VSS.

Note 3 : Capacitance loading on Ports 0 and 2 may cause spurious noise pulses to be superimposed on the VOLs of ALE and Ports 1 and 3. The noise is due to external bus capacitance discharging into the Port 0 and Port 2 pins when these pins make 1 to 0 transitions during bus operations. In the worst cases (capacitive loading 100 pF), the noise pulse on the ALE line may exceed 0.45 V may exceed 0.45 V with maxi VOL peak 0.6 V. A Schmitt Trigger use is not necessary.

EXPLANATION OF THE AC SYMBOL

Each timing symbol has 5 characters. The first character is always a "T" (stands for time). The other characters, depending on their positions, stand for the name of a signal or the logical status of that signal. The following is a list of all the characters and what they stand for.

Example :

TAVLL = Time for Address Valid to ALE low.

TLLPL = Time for ALE low to PSEN low.

A : Address.

C : Clock.

D : Input data.

H : Logic level HIGH.

I : Instruction (program memory contents).

L : Logic level LOW, or ALE.

P : PSEN.

Q : Output data.

R : READ signal.

T : Time.

V : Valid.

W : WRITE signal.

X : No longer a valid logic level.

Z : Float.

AC PARAMETERS

TA = 0 to + 70 °C ; VSS = 0 V ; VCC = 5 V ± 20 % ; 0 to 16 MHz

TA = 0 to + 70 °C ; VSS = 0 V ; VCC = 5 V ± 10 % ; 16 to 20 MHz

TA = - 40 to + 85 °C ; VSS = 0 V ; VCC = 5 V ± 10 % ; 0 to 16 MHz

TA = - 55 to + 125 °C ; VSS = 0 V ; VCC = 5 V ± 10 % ; 0 to 12 MHz

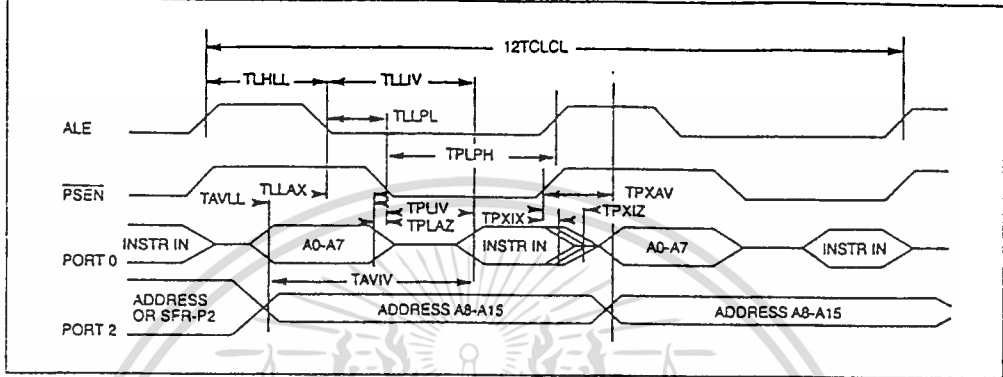
(Load Capacitance for PORT0, ALE and PSEN = 100 pf ; Load Capacitance for all other outputs = 80 pf.)

EXTERNAL PROGRAM MEMORY CHARACTERISTICS

SYMBOL	PARAMETER	0 TO 12 MHz		16 MHz		20 MHz	
		MIN	MAX	MIN	MAX	MIN	MAX
TLHLL	ALE pulse width	2TCLCL-40		110		70	
TAVLL	Address Valid to ALE	TCLCL-40		30		25	
TLLAX	Address Hold After ALE	TCLCL-30		35		25	
TLLIV	ALE to Valid Instr In		4TCLCL-100		185		140
TLLPL	ALE to PSEN	TCLCL-30		45		30	
TPLPH	PSEN Pulse Width	3TCLCL-45		165		130	
TPLIV	PSEN to Valid Instr IN		3TCLCL-105		125		80
TPXIX	Input Instr Hold After PSEN	0		0		0	
TPXIZ	Input Instr Float After PSEN		TCLCL-25		22		10
TPXAV	PSEN to Address Valid	TCLCL-8		55		45	
TAVIV	Address to Valid Instr In		5TCLCL-105		230		180
TPLAZ	PSEN Low to Address Float		10		10		10

80C31/80C51

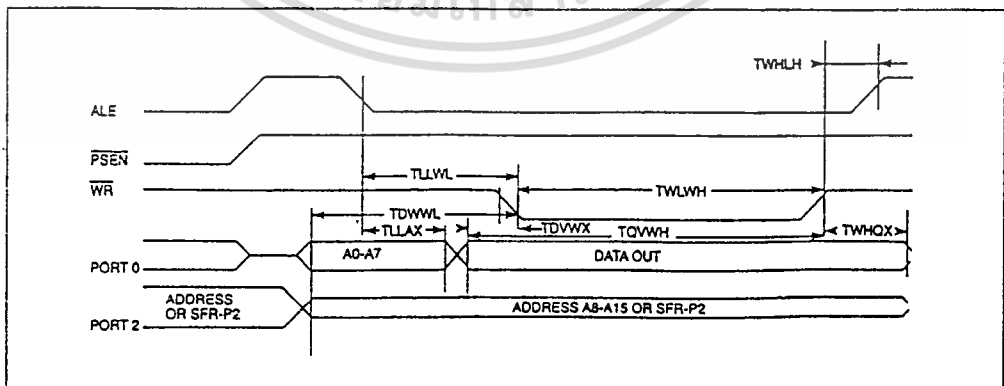
EXTERNAL PROGRAM MEMORY READ CYCLE



EXTERNAL DATA MEMORY CHARACTERISTICS

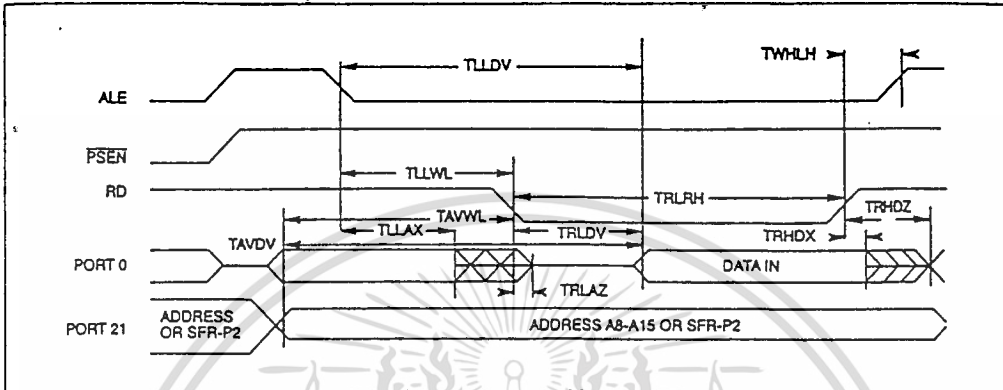
SYMBOL	PARAMETER	0 TO 12 MHz		16 MHz		20 MHz	
		MIN	MAX	MIN	MAX	MIN	MAX
TALRH	RD Pulse Width	6TCLCL-100		340		260	
TWLWH	WR Pulse Width	6TCLCL-100		340		260	
TRLDV	RD to Valid Data In		5TCLCL-165		240		180
TRHDX	Data Hold After RD	0		0		0	
TRHDZ	Data Float After RD		2TCLCL-60		90		70
TLLDV	ALE to Valid Data In		8TCLCL-150		435		360
TAVDV	Address to Valid Data In		9TCLCL-165		480		400
TLLWL	ALE to WR or RD	3TCLCL-50	3TCLCL+50	150	250	125	185
TAVWL	Address to WR or RD	4TCLCL-130		180		170	
TQVWX	Data Valid to WR Transition	TCLCL-50		15		10	
TQVWH	Data Set-Up to WR High	7TCLCL-150		380		310	
TWHQX	Data Hold After WR	TCLCL-50		40		30	
TRLAZ	RD Low to Address Float		0		0		0
TWHLH	RD or WR High to ALE High	TCLCL-40	TCLCL+40	35	90	30	65

EXTERNAL DATA MEMORY WRITE CYCLE



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

EXTERNAL DATA MEMORY READ CYCLE

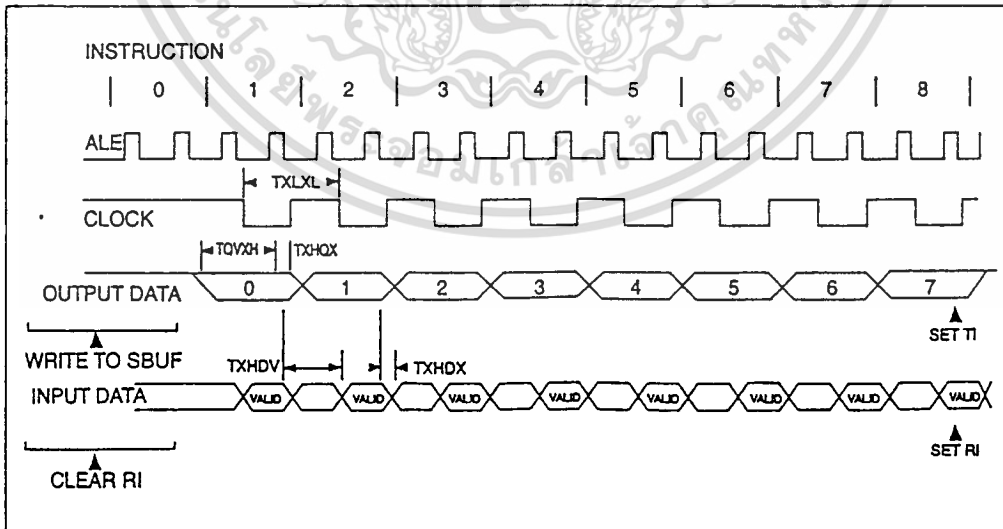


SERIAL PORT TIMING – SHIFT REGISTER MODE

$T_A = 0 \text{ to } +70 \text{ }^\circ\text{C}$; $V_{SS} = 0 \text{ V}$; $V_{CC} = 5 \text{ V} \pm 20 \%$; 0 to 16 MHz
 $T_A = 0 \text{ to } +70 \text{ }^\circ\text{C}$; $V_{SS} = 0 \text{ V}$; $V_{CC} = 5 \text{ V} \pm 10 \%$; 16 to 20 MHz
 $T_A = -40 \text{ to } +85 \text{ }^\circ\text{C}$; $V_{SS} = 0 \text{ V}$; $V_{CC} = 5 \text{ V} \pm 20 \%$; 0 to 16 MHz
 $T_A = -55 \text{ to } +125 \text{ }^\circ\text{C}$; $V_{SS} = 0 \text{ V}$; $V_{CC} = 5 \text{ V} \pm 10 \%$; 0 to 12 MHz

SYMBOL	PARAMETER	0 TO 12 MHz		16 MHz		20 MHz	
		MIN	MAX	MIN	MAX	MIN	MAX
TXLXL	Serial port clock cycle time	12TCLCL		750		600	
TOVHX	Output data setup to clock rising edge	10TCLCL-133		563		450	
TXHQX	Output data hold after clock rising edge	2TCLCL-117		63		50	
TXHDX	Input data hold after clock rising edge	0		0		0	
TXHDV	Clock rising edge to input data valid		10TCLCL-133		563		450

SHIFT REGISTER TIMING WAVEFORMS



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

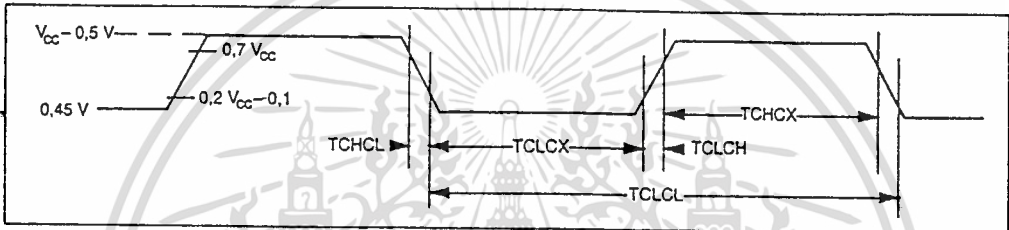
80C31/80C51

EXTERNAL CLOCK DRIVE CHARACTERISTICS (XTAL1)

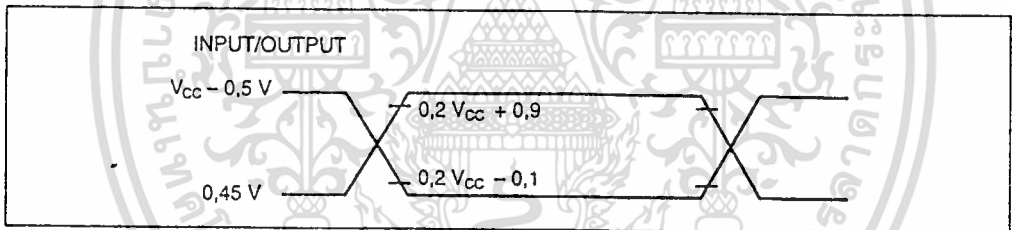
SYMBOL	PARAMETER	MIN	MAX	UNIT
TCLCL	Oscillator Period	50 (5)		ns
TCHCX	High Time	20 (5)		ns
TCLCX	Low Time	20 (5)		ns
TCLCH	Rise Time		20 (5)	ns
TCHCL	Fall Time		20 (5)	ns

(5) AT 20 MHz

EXTERNAL CLOCK DRIVE WAVEFORMS

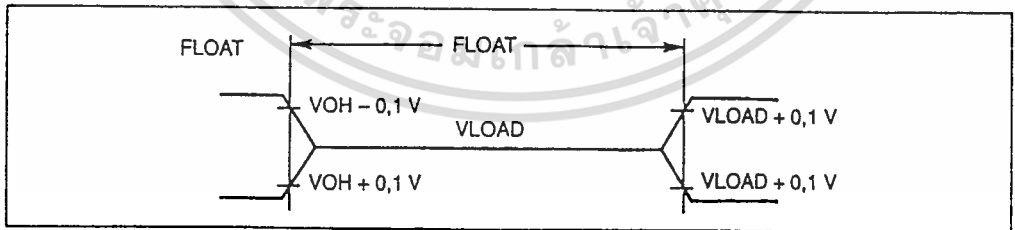


AC TESTING INPUT/OUTPUT WAVEFORMS



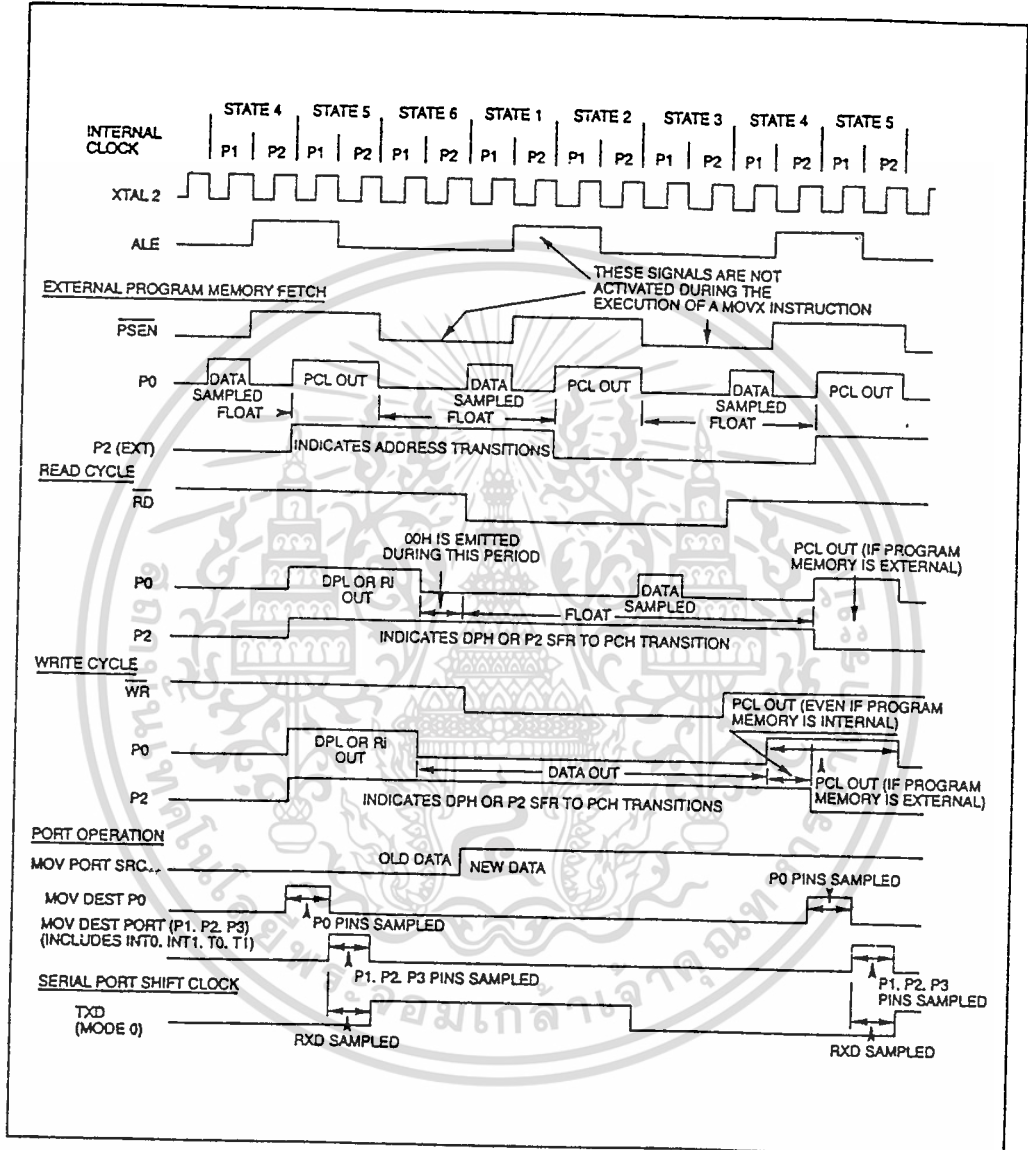
AC inputs during testing are driven at $V_{CC} - 0.5$ for a logic "1" and 0.45 V for a logic "0". Timing measurements are made at V_{IH} min for a logic "1" and V_{IL} max for a logic "0".

FLOAT WAVEFORMS



For timing purposes as port pin is no longer floating when a 100 mV change from load voltage occurs and begins to float when a 100 mV change from the loaded VOH/VOL level occurs. $I_{OH}/I_{OL} \geq \pm 20$ mA.

CLOCK WAVEFORMS



This diagram indicates when signals are clocked internally. The time it takes the signals to propagate to the pins, however, ranges from 25 to 125 ns. This propagation delay is dependent on variables such as temperature and pin loading. Propagation also varies from output to output and component. Typically though ($T_A = 25^\circ\text{C}$ fully loaded) RD and WR propagation delays are approximately 50 ns. The other signals are typically 85 ns. Propagation delays are incorporated in the AC specifications.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

INSTRUCTION OPCODES

MHS C51 INSTRUCTION SET DESCRIPTION

ARITHMETIC OPERATIONS				
MNEMONIC		DESCRIPTION	BYTE	CYC
ADD	A, Rn	Add register to Accumulator	1	1
ADD	A, direct	Add direct bytes to Accumulator	2	1
ADD	A, @Ri	Add indirect RAM to Accumulator	1	1
ADD	A, #data	Add immediate data to Accumulator	2	1
ADDC	A, Rn	Add register to Accumulator with Carry	1	1
ADDC	A, direct	Add direct byte to A with Carry flag	2	1
ADDC	A, @Ri	Add indirect RAM to A with Carry flag	1	1
ADDC	A, #data	Add immediate data to A with Carry flag	2	1
SUBB	A, Rn	Subtract register from A with borrow	1	1
SUBB	A, direct	Subtract direct byte from A with Borrow	2	1
SUBB	A, @Ri	Subtract indirect RAM from A with Borrow	1	1
SUBB	A, data	Subtract immed. data from A with Borrow	2	1
INC	A	Increment Accumulator	1	1
INC	Rn	Increment register	1	1
INC	direct	Increment direct byte	2	1
INC	@Ri	Increment indirect RAM	1	1
INC	DPTR	Increment Data Pointer	1	2
DEC	A	Decrement Accumulator	1	1
DEC	Rn	Decrement register	1	1
DEC	direct	Decrement direct byte	2	1
DEC	@Ri	Decrement indirect RAM	1	1
MUL	AR	Multiply A & B	1	4
DIV	AB	Divide A by B	1	4
DA	A	Decimal Adjust Accumulator	1	1
LOGICAL OPERATIONS				
MNEMONIC		DESTINATION	BYTE	CYC
ANL	A, Rn	AND register to Accumulator	1	1
ANL	A, direct	AND direct byte to Accumulator	2	1
ANL	A, @Ri	AND indirect RAM to Accumulator	1	1
ANL	A, #data	AND immediate data to Accumulator	2	1
ANL	direct, A	AND Accumulator to direct byte	2	1
ANL	direct, #data	AND immediate data to direct byte	3	2
ORL	A, Rn	OR register to Accumulator	1	1
ORL	A, direct	OR direct byte to Accumulator	2	1
ORL	A, @Ri	OR indirect RAM to Accumulator	1	1
ORL	A, #data	OR immediate data to Accumulator	2	1
ORL	direct A	OR Accumulator to direct byte	2	1
ORL	direct, #data	OR immediate data to direct byte	3	2
XRL	A, Rn	Exclusive-OR register to Accumulator	1	1
XRL	A, direct	Exclusive-OR direct byte to Accumulator	2	1
XRL	A, @Ri	Exclusive-OR indirect RAM to A	1	1
XRL	A, #data	Exclusive-OR immediate data to A	2	1
XRL	direct, A	Exclusive-OR Accumulator to direct byte	2	1
XRL	direct, #data	Exclusive-OR immediate data to direct	3	2
CLR	A	Clear Accumulator	1	1
CPL	A	Complement Accumulator	1	1
RL	A	Rotate Accumulator Left	1	1
RLC	A	Rotate A Left through the Carry flag	1	1
RR	A	Rotate Accumulator Right	1	1
RRC	A	Rotate A Right through Carry flag	1	1
SWAP	A	Swap nibbles within the Accumulator	1	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ARITHMETIC TRANSFER				
MNEMONIC		DESCRIPTION	BYTE	CYC
MOV	A, Rn	Move register to Accumulator	1	1
MOV	A, direct	Move direct byte to Accumulator	2	1
MOV	A, @Ri	Move indirect RAM to Accumulator	1	1
MOV	A, #data	Move immediate data to Accumulator	2	1
MOV	Rn, A	Move Accumulator to register	1	1
MOV	Rn, direct	Move direct byte to register	2	2
MOV	Rn, #data	Move immediate data to register	2	1
MOV	direct, A	Move Accumulator to direct byte	2	1
MOV	direct, Rn	Move register to direct byte	2	2
MOV	direct, direct	Move direct byte to direct	3	2
MOV	direct, @Ri	Move indirect RAM to direct byte	2	2
MOV	direct, #data	Move immediate data to direct byte	3	2
MOV	@Ri, A	Move Accumulator to indirect RAM	1	1
MOV	@Ri, direct	Move direct byte to indirect RAM	2	2
MOV	@Ri, #data	Move immediate data to indirect RAM	2	1
MOV	DPTR, #data 16	Load Data Pointer with a 16-bit constant	3	2
MOVC	A, @A + DPTR	Move Code byte relative to DPTR to A	1	2
MOVC	A, @A + PC	Move Code byte relative to PC to A	1	2
MOVX	A, @Ri	Move External RAM (8-bit addr) to A	1	2
MOVX	A, @DPTR	Move external RAM (16-bit addr) to A	1	2
MOVX	@Ri, A	Move A to External RAM (8-bit addr)	1	2
MOVX	@DPTR, A	Move A to External RAM (16-bit addr)	1	2
PUSH	direct	Push direct byte onto stack	2	2
POP	direct	Pop direct byte from stack	2	2
XCH	A, Rn	Exchange register with Accumulator	1	1
XCH	A, direct	Exchange direct byte with Accumulator	2	1
XCH	A, @Ri	Exchange indirect RAM with A	1	1
XCHD	A, @Ri	Exchange low-order nibble ind RAM with A	1	1
BOOLEAN VARIABLE MANIPULATION				
MNEMONIC		DESCRIPTION	BYTE	CYC
CLR	C	Clear Carry flag	1	1
CLR	bit	Clear direct bit	2	1
SETB	C	Set Carry flag	1	1
SETB	bit	Set direct bit	2	1
CPL	C	Complement Carry flag	1	1
CPL	bit	Complement direct bit	2	1
ANL	C, bit	AND direct bit to Carry flag	2	2
ANL	C, bit	AND complement of direct bit to Carry	2	2
ORL	C, bit	OR direct bit to Carry flag	2	2
ORL	C, bit	OR complement of direct bit to Carry	2	2
MOV	C, bit	Move direct bit to Carry flag	2	1
MOV	bit, C	Move Carry flag to direct bit	2	2
PROGRAM AND MACHINE CONTROL				
MNEMONIC		DESCRIPTION	BYTE	CYC
ACALL	addr 11	Absolute subroutine Call	2	2
LCALL	addr 16	Long Subroutine Call	3	2
RET		Return from subroutine	1	2
RETI		Return from interrupt	1	2
AJMP	addr 11	Absolute Jump	2	2
LJMP	addr 16	Long Jump	3	2
SJMP	rel	Short Jump (relative addr)	2	2
JMP	@A + DPTR	Jump indirect relative to the DPTR	1	2
JZ	rel	Jump if Accumulator is Zero	2	2
JNZ	rel	Jump if Accumulator is Not Zero	2	2
JC	rel	Jump if Carry flag is set	2	2
JNC	rel	Jump if No Carry flag	2	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

PROGRAM AND MACHINE CONTROL (cont.)				
MNEMONIC		DESCRIPTION	BYTE	CYC
JB	bit, rel	Jump if direct Bit set	3	2
JNB	bit, rel	Jump if direct Bit Not set	3	2
JBC	bit, rel	Jump if direct Bit is set & Clear bit	3	2
CJNE	A, direct, rel	Compare direct to A & Jump if Not Equal	3	2
CJNE	A, #data, rel	Comp. immed. to A & Jump if Not Equal	3	2
CJNE	Rn, #data, rel	Comp. immed. to reg & Jump if Not Equal	3	2
CJNE	@Ri, #data, rel	Comp. immed. to ind. & jump if Not Equal	3	2
DJNZ	Rn, rel	Decrement register & Jump if Not Zero	2	2
DJNZ	direct, rel	Decrement direct & Jump if Not Zero	3	2
NOP		No operation	1	1

Notes on data addressing modes :

- Rn – Working register R0-R7
- direct – 128 internal RAM locations, any I/O port, control or status register
- @Ri – Indirect internal RAM location addressed by register R0 or R1
- #data – 8-bit constant included in instruction
- #data 16 – 16-bit constant included as bytes 2 & 3 of instruction
- bit – 128 software flags, any I/O pin, control or status bit

Notes on program addressing modes :

- addr 16 – Destination address for LCALL & LJMP may be anywhere within the 64-k program memory address space
- Addr 11 – Destination address for ACALL & AJMP will be within the same 2-k page of program memory as the first byte of the following instruction
- rel – SJMP and all conditional jumps include an 8-bit offset byte. Range is + 127 – 128 bytes relative to the first byte of the following instruction.

All mnemonics copyrighted © Intel Corporation 1979

INSTRUCTION OPCODES IN HEXADECIMAL ORDER

HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS	HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS
00	1	NOP		33	1	RLC	A
01	2	AJMP	code addr	34	2	ADDC	A, #data
02	3	LJMP	code addr	35	2	ADDC	A, data addr
03	1	RR	A	36	1	ADDC	A, @RD
04	1	INC	A	37	1	ADDC	A, @R1
05	2	INC	data addr	38	1	ADDC	A, R0
06	1	INC	@R0	39	1	ADDC	A, R1
07	1	INC	@R1	3A	1	ADDC	A, R2
08	1	INC	R0	3B	1	ADDC	A, R3
09	1	INC	R1	3C	1	ADDC	A, R4
0A	1	INC	R2	3D	1	ADDC	A, R5
0B	1	INC	R3	3E	1	ADDC	A, R6
0C	1	INC	R4	3F	1	ADDC	A, R7
0D	1	INC	R5	40	2	JC	code addr
0E	1	INC	R6	41	2	AJMP	code addr
0F	1	INC	R7	42	2	ORL	data addr A
10	3	JBC	bit addr, code addr	43	3	ORL	data addr, #data
11	2	ACALL	code addr	44	2	ORL	A, #data
12	3	LCALLR	code addr	45	2	ORL	A, data addr
13	1	RC	A	46	1	ORL	A, @R0
14	1	DEC	A	47	1	ORL	A, @R1
15	2	DEC	data addr	48	1	ORL	A, R0
16	1	DEC	@R0	49	1	ORL	A, R1
17	1	DEC	@R1	4A	1	ORL	A, R2
18	1	DEC	R0	4B	1	ORL	A, R3
19	1	DEC	R1	4C	1	ORL	A, R4
1A	1	DEC	R2	4D	1	ORL	A, R5
1B	1	DEC	R3	4E	1	ORL	A, R6
1C	1	DEC	R4	4F	1	ORL	A, R7
1D	1	DEC	R5	50	2	JNC	code addr
1E	1	DEC	R6	51	2	ACALL	code addr
1F	1	DEC	R7	52	2	ANL	data addr, A
20	3	JB	bit addr, code addr	53	3	ANL	data addr, #data
21	2	AJMP	code addr	54	2	ANL	A, #data
22	1	RET		55	2	ANL	A, data addr
23	1	RL	A	56	1	ANL	A, @R0
24	2	ADD	A, data	57	1	ANL	A, @R1
25	2	ADD	A, data addr	58	1	ANL	A, R0
26	1	ADD	A, @R0	59	1	ANL	A, R1
27	1	ADD	A, @R1	5A	1	ANL	A, R2
28	1	ADD	A, R0	5B	1	ANL	A, R3
29	1	ADD	A, R1	5C	1	ANL	A, R4
2A	1	ADD	A, R2	5D	1	ANL	A, R5
2B	1	ADD	A, R3	5E	1	ANL	A, R6
2C	1	ADD	A, R4	5F	1	ANL	A, R7
2D	1	ADD	A, R5	60	2	JZ	code addr
2E	1	ADD	A, R6	61	2	AJMP	code addr
2F	1	ADD	A, R7	62	2	XRL	data addr A
30	3	JNB	bit, addr, code	63	3	XRL	data addr, #data
31	2	ACALL	addr	64	2	XRL	A, #data
32	1	RETI	code addr	65	2	XRL	A, data addr

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS	HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS
66	1	XRL	A, @R0	99	1	SUBB	A, R1
67	1	XRL	A, @R1	9A	1	SUBB	A, R2
68	1	XRL	A, R0	9B	1	SUBB	A, R3
69	1	XRL	A, R1	9C	1	SUBB	A, R4
6A	1	XRL	A, R2	9D	1	SUBB	A, R5
6B	1	XRL	A, R3	9E	1	SUBB	A, R6
6C	1	XRL	A, R4	9F	1	SUBB	A, R7
6D	1	XRL	A, R5	A0	2	ORL	C, bit addr
6E	1	XRL	A, R6	A1	2	AJMP	code addr
6F	1	XRL	A, R7	A2	2	MOV	C, bit addr
70	2	JNZ	code addr	A3	1	INC	DPTR
71	2	ACALL	code addr	A4	1	MUL	AB
72	2	ORL	C, bit addr	A5		reserved	
73	1	JMP	@A + DPTR	A6	2	MOV	@R0, data addr
74	2	MOV	A, #data	A7	2	MOV	@R1, data addr
75	3	MOV	data addr, #data	A8	2	MOV	R0, data addr
76	2	MOV	@R0, #data	A9	2	MOV	R1, data addr
77	2	MOV	@R1, #data	AA	2	MOV	R2, data addr
78	2	MOV	R0, #data	AB	2	MOV	R3, data addr
79	2	MOV	R1, #data	AC	2	MOV	R4, data addr
7A	2	MOV	R2, #data	AD	2	MOV	R5, data addr
7B	2	MOV	R3, #data	AE	2	MOV	R6, data addr
7C	2	MOV	R4, #data	AF	2	MOV	R7, data addr
7D	2	MOV	R5, #data	B0	2	ANL	C, bit addr
7E	2	MOV	R6, #data	B1	2	ACALL	code addr
7F	2	MOV	R7, #data	B2	2	CPL	Bit addr
80	2	SJMP	code addr	B3	1	CPL	C
81	2	AJMP	code addr	B4	3	CJNE	A, #data, code addr
82	2	ANL	C, bit addr	B5	3	CJNE	A, data addr, code addr
83	1	MOVC	A, @A + PC	B6	3	CJNE	@R0, #data, code addr
84	1	DIV	AB	B7	3	CJNE	@R1, #data, code addr
85	3	MOV	data addr, data addr	B8	3	CJNE	R0, #data, code addr
86	2	MOV	data addr, @R0	B9	3	CJNE	R1, #data, code addr
87	2	MOV	data addr, @R1	BA	3	CJNE	R2, #data, code addr
88	2	MOV	data addr, R0	BB	3	CJNE	R3, #data, code addr
89	2	MOV	data addr, R1	BC	3	CJNE	R5, #data, code addr
8A	2	MOV	data addr, R2	BD	3	CJNE	R4, #data, code addr
8B	2	MOV	data addr, R3	BE	3	CJNE	R6, #data, code addr
8C	2	MOV	data addr, R4	BF	3	CJNE	R7, #data, code addr
8D	2	MOV	data addr, R5	C0	2	PUSH	data addr
8E	2	MOV	data addr, R6	C1	2	AJMP	code addr
8F	2	MOV	data addr, R7	C2	2	CLR	bit addr
90	3	MOV	DPTR, #data	C3	1	CLR	C
91	2	ACALL	code addr	C4	1	SWAP	A
92	2	MOV	bit addr, C	C5	2	XCH	A, data addr
93	1	MOVC	A, @A + DPTR	C6	1	XCH	A, @R0
94	2	SUBB	A, #data	C7	1	XCH	A, @R1
95	2	SUBB	A, data addr	C8	1	XCH	A, R0
96	1	SUBB	A, @R0	C9	1	XCH	A, R1
97	1	SUBB	A, @R1	CA	1	XCH	A, R2
98	1	SUBB	A, R0	CB	1	XCH	A, R3

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

80C31/80C51

HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS
CC	1	XCH	A, R4
CD	1	XCH	A, R5
CE	1	XCH	A, R6
CF	1	XCH	A, R7
D0	2	POP	data addr
D1	2	ACALL	code addr
D2	2	SETB	bit addr
D3	1	SETB	C
D4	1	DA	A
D5	3	DJNZ	data addr, code addr
D6	1	XCHD	A, @R0
D7	1	XCHD	A, @R1
D8	2	DJNZ	R0, code addr
D9	2	DJNZ	R1, code addr
DA	2	DJNZ	R2, code addr
DB	2	DJNZ	R3, code addr
DC	2	DJNZ	R4, code addr
DD	2	DJNZ	R5, code addr
DE	2	DJNZ	R6, code addr
DF	2	DJNZ	R7, code addr
E0	1	MOVX	A, @DPTR
E1	2	AJMP	code addr
E2	1	MOVX	A, @R0
E3	1	MOVX	A, @R1
E4	1	CLR	A
E5	2	MOV	A, data addr

HEX CODE	NUMB. OF BYTES	MNEM.	OPERANDS
E6	1	MOV	A, @R0
E7	1	MOV	A, @R1
E8	1	MOV	A, R0
E9	1	MOV	A, R1
EA	1	MOV	A, R2
EB	1	MOV	A, R3
EC	1	MOV	A, R4
ED	1	MOV	A, R5
EE	1	MOV	A, R6
EF	1	MOV	A, R7
F0	1	MOVX	@DPTR, A
F1	2	ACALL	code addr
F2	1	MOVX	@R0, A
F3	1	MOVX	@R1, A
F4	1	CPL	A
F5	2	MOV	data addr, A
F6	1	MOV	@R0, A
F7	1	MOV	@R1, A
F8	1	MOV	R0, A
F9	1	MOV	R1, A
FA	1	MOV	R2, A
FB	1	MOV	R3, A
FC	1	MOV	R4, A
FD	1	MOV	R5, A
FE	1	MOV	R6, A
FF	1	MOV	R7, A

ORDERING INFORMATION

A Q L I M	R P S D J V T	80C31 80C51 80C51F	xxx	- L - S - 1 /B	: D : R
Temperature Range blank : Commercial I : Industrial M : Military L : Ind + BI* Q : Com + BI* A : Automotive	Package Type P : Plastic DIL S : PLCC D : Cerdip R : LCC J : J leaded LCC F : Quad Flat Pack V : S Quad Flat Pack (1.4 mm) T : T Quad Flat Pack (1.0 mm)**	Part Number 80C51 Rom 4 K x 8 80C31 External Rom 80C51F Secret ROM version	Customer Rom Code (80C51 only)	Blank : 12 MHz version - 1 : 16 MHz version - S : 20 MHz version - L : Low power. /B : Military Program.	: R Tape and Reel : D Dry Pack
* BI : Burn-In ** : Preliminary					

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4013B



CMOS DUAL D-TYPE FLIP-FLOP

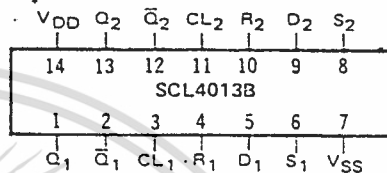
FEATURES

- ◆ Independent Set and Reset Controls
- ◆ Static Operation
- ◆ Logic Edge-Clocked Design
- ◆ 16MHz Toggle Rate @ 10Vdc
- ◆ Balanced Output Drive Current Specifications

DESCRIPTION

The SCL4013B consists of two identical, independent D-type Flip-Flops. These devices can be used for shift register applications, and, by connecting the \bar{Q} output to the Data input, for counter and toggle applications. The logic level present at the D input is transferred to the Q output during the positive-going transition of the Clock pulse. Setting or resetting is independent of the Clock and is accomplished by a high level on the Set or Reset line, respectively.

CONNECTION DIAGRAM (all packages)



Add suffix for package:

- C 14-pin Cerdip
- D 14-pin Ceramic
- E 14-pin Epoxy
- F 14-pin Flat
- H Chip

TRUTH TABLE

CL Δ	D	R	S	Q	\bar{Q}
	0	0	0	0	1
	1	0	0	1	0
	x	0	0	0	0
	x	1	0	0	1
	x	0	1	1	0
	x	1	1	1	1

NO CHANGE

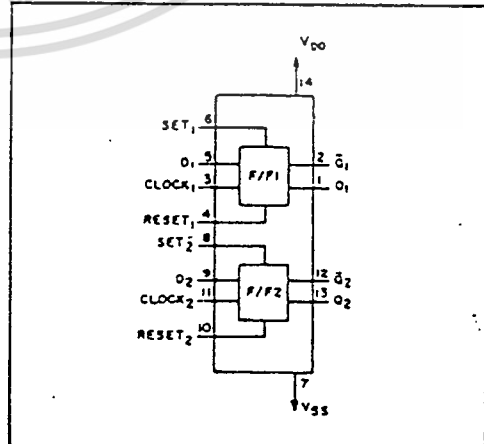
Δ = Level Change
x = Don't Care

RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

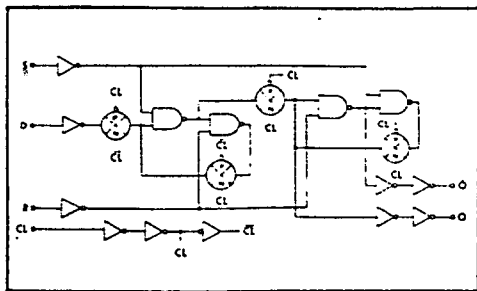
For maximum reliability:

DC Supply Voltage	$V_{DD} - V_{SS}$	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	T_A	-55 to +125	$^{\circ}C$
C, D, F, H Device		-40 to +85	$^{\circ}C$
E Device			

BLOCK DIAGRAM



LOGIC DIAGRAM



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

STATIC CHARACTERISTICS ^{1,2}

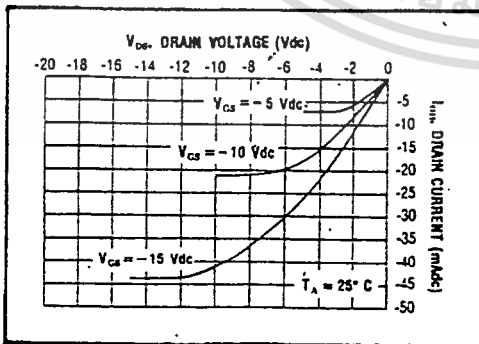
PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ¹		+25°C			T _{HIGH} ²		Units
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.	
QUIESCENT DEVICE CURRENT	5	V _{IN} =V _{SS} or V _{DD}	-	1.0	-	0.005	1.0	-	30	μAoc
	10	All valid input combinations	-	2.0	-	0.01	2.0	-	60	
	15		-	4.0	-	0.02	4.0	-	120	

- NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications".
² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.
 = -40°C for E device.
 T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.
 = + 85°C for E device.
³ This device has been designed for balanced output drive current specifications. Consult Family Specifications.

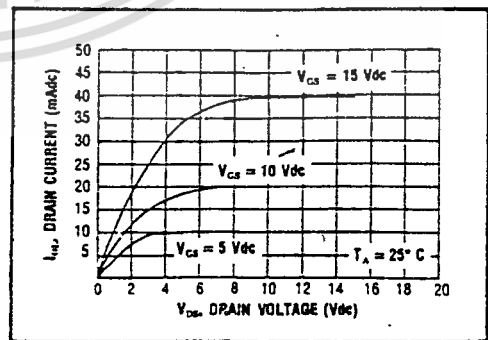
DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units	
CLOCKED OPERATION						
PROPAGATION DELAY TIME	t _{PLH} , t _{PHL}	5	-	125	250	ns
		10	-	65	130	
		15	-	45	90	
OUTPUT TRANSITION TIME	t _{TLH} , t _{TML}	5	-	100	200	ns
		10	-	50	100	
		15	-	40	80	
MINIMUM CLOCK PULSE WIDTH	PW _{CL}	5	-	70	140	ns
		10	-	30	60	
		15	-	20	40	
MAXIMUM CLOCK FREQUENCY	f _{CL}	5	3.5	7.0	-	MHz
		10	8.0	16	-	
		15	12.5	25	-	
MAXIMUM CLOCK RISE AND FALL TIME ¹	t _{r,CL} , t _{f,CL}	5	15	-	-	μs
		10	10	-	-	
		15	5	-	-	
MINIMUM SETUP TIME	t _{setup}	5	-	25	50	ns
		10	-	10	20	
		15	-	7.5	15	
MINIMUM HOLD TIME	t _{hold}	5	-	-25	0	ns
		10	-	-10	0	
		15	-	-5	0	
SET AND RESET OPERATIONS						
PROPAGATION DELAY TIME S to Q, R to Q	t _{PLH}	5	-	125	250	ns
		10	-	65	130	
		15	-	45	90	
MINIMUM SET AND RESET PULSE WIDTH	PW _S , PW _R	5	-	65	130	ns
		10	-	30	60	
		15	-	25	50	
SET AND RESET REMOVAL TIME	t _{rem}	5	-	0	25	ns
		10	-	0	10	
		15	-	0	5	

¹When units are cascaded, the maximum rise and fall times of the clock input should be equal to or less than the transition times of the data outputs driving data inputs, plus the propagation delay of the output driving stage for the output capacitive load.



Typical P-Channel Source Current Characteristics



Typical N-Channel Sink Current Characteristics

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4040AB



CMOS 12-STAGE BINARY COUNTER

FEATURES

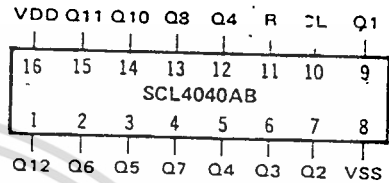
- ◆ 12 Fully Static Stages
- ◆ All 12 Buffered Outputs Available
- ◆ Common Reset Line
- ◆ 8MHz Counting Rate @ 10Vdc
- ◆ All Inputs Buffered

DESCRIPTION

The SCL4040AB consists of 12-ripple-carry binary counter stages with appropriate input buffers and reset circuitry. The counter is reset to its "all 0's" state by a high level on the Reset input. The counter is advanced one count on the negative-going transition of each input pulse. Isolation from external noise and the effects of loads is provided by output buffering.

Applications include time delay circuits, counter controls, and frequency dividers.

CONNECTION DIAGRAM (all packages)



Add suffix for package:

- C 16-pin Cerdip
- D 16-pin Ceramic
- E 16-pin Epoxy
- F 16-pin Flat
- H Chip

TRUTH TABLE

Clock	Reset	Output State
	0	No Change
	0	Advance to next state
x	1	All Outputs are low

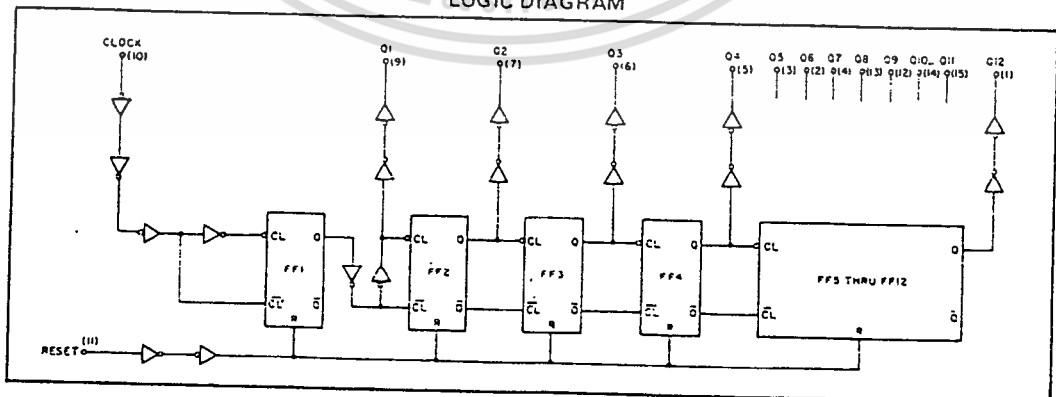
X = Don't Care

RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

For maximum reliability:

DC Supply Voltage	VDD - VSS	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	TA	-55 to +125	oC
C, D, F, H Device		-40 to +85	oC
E Device			

LOGIC DIAGRAM



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

STATIC CHARACTERISTICS¹

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ²		+25°C			T _{HIGH} ²		Units			
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.				
QUIESCENT DEVICE CURRENT	I _{DD}	V _{IN} =V _{SS} or V _{DD} All valid input combinations	5	—	5	—	0.05	5	—	150	μAdc		
			10	—	10	—	0.1	10	—	300			
			15	—	15	—	0.2	20	—	600			
OUTPUT HIGH (SOURCE) CURRENT C, D, F, H device	I _{OH}	V _{OH} =4.6V V _{OH} =9.5V V _{OH} =13.5V V _{IN} =V _{SS} or V _{DD}	5	-0.15	—	-0.12	-0.5	—	-0.08	—	mAdc		
			10	-0.37	—	-0.3	-1.15	—	-0.21	—			
			15	-1.25	—	-1.0	-4.5	—	-0.69	—			
			E device	5	-0.14	—	-0.12	-0.5	—	-0.10		—	mAdc
				10	-0.35	—	-0.3	-1.15	—	-0.25		—	
				15	-1.2	—	-1.0	-4.5	—	-0.85		—	
OUTPUT LOW (SINK) CURRENT C, D, F, H device	I _{OL}	V _{OL} =0.4V V _{OL} =0.5V V _{OL} =1.5V V _{IN} =V _{SS} or V _{DD}	5	0.15	—	0.12	0.5	—	0.08	—	mAdc		
			10	0.37	—	0.3	1.0	—	0.21	—			
			15	1.25	—	1.0	5.8	—	0.69	—			
			E device	5	0.14	—	0.12	0.5	—	0.10		—	mAdc
				10	0.35	—	0.3	1.0	—	0.25		—	
				15	1.2	—	1.0	5.8	—	0.85		—	

NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications".

² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.
= -40°C for E device.

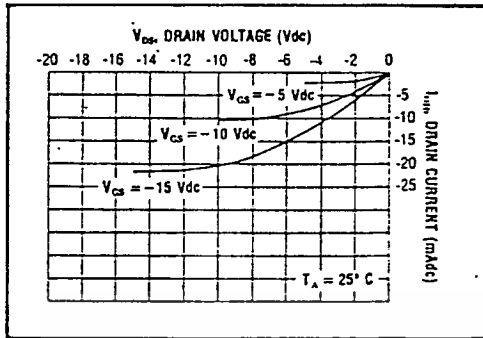
T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.
= +85°C for E device.

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

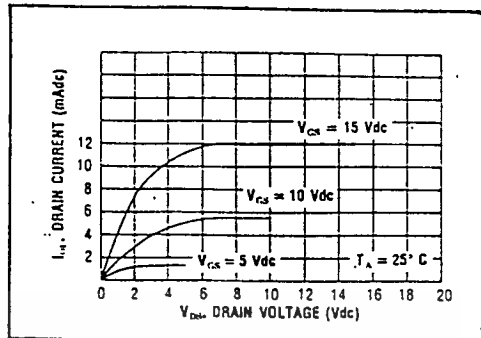
PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units
CLOCKED OPERATION					
PROPAGATION DELAY TIME Clock to Q1	t _{PLH} , t _{PHL}	5	—	200	ns
		10	—	100	
		15	—	80	
Q _i to Q _{i-1}	t _{PLH} , t _{PHL}	5	—	150	ns
		10	—	75	
		15	—	60	
OUTPUT TRANSITION TIME	t _{TLN} , t _{THL}	5	—	180	ns
		10	—	90	
		15	—	65	
MINIMUM CLOCK PULSE WIDTH	PW _{CL}	5	—	100	ns
		10	—	50	
		15	—	40	
MAXIMUM CLOCK FREQUENCY	f _{CL}	5	2.0	4.0	MHz
		10	4.0	8.0	
		15	5.0	10.0	
MAXIMUM CLOCK RISE AND FALL TIME	t _{rCL} , t _{fCL}	5	15	—	μs
		10	15	—	
		15	5	—	
RESET OPERATION					
PROPAGATION DELAY TIME	t _{PHL}	5	—	300	ns
		10	—	150	
		15	—	120	
MINIMUM RESET PULSE WIDTH	PW _R	5	—	150	ns
		10	—	75	
		15	—	60	
RESET REMOVAL TIME	t _{rem}	5	—	250	ns
		10	—	125	
		15	—	100	

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4040AB

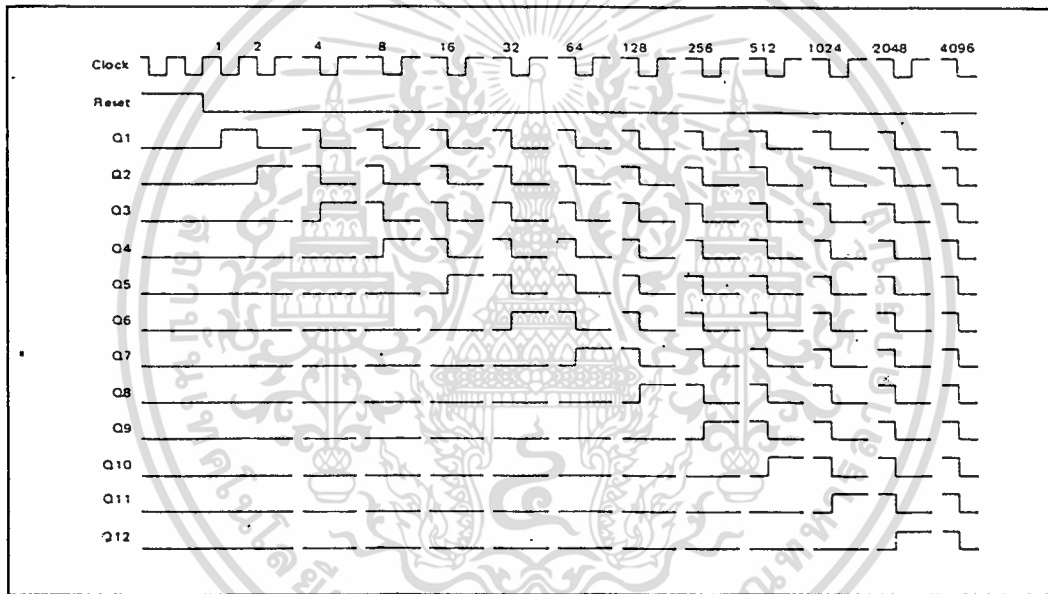


Typical P-Channel Source Current Characteristics

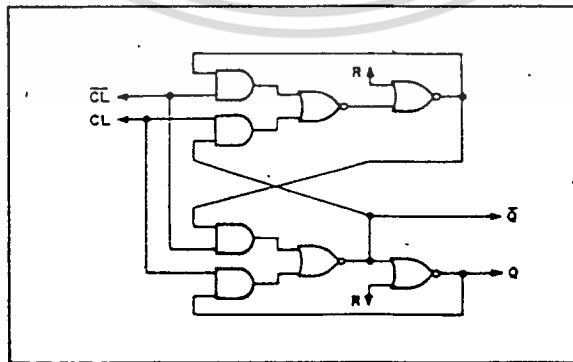


Typical N-Channel Sink Current Characteristics

TIMING DIAGRAM



TYPICAL COUNTER STAGE



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4042B



CMOS QUAD LATCH

FEATURES

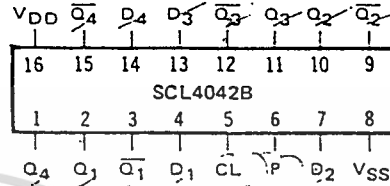
- ◆ Common Clock
- ◆ Positive- or Negative-Edge Clocking
- ◆ Q and \bar{Q} Outputs Available from Each Latch

DESCRIPTION

SCL4042B devices contain four Latch circuits, each strobed by a common Clock. Complementary buffered outputs are available from each circuit.

Information present at the Data input is transferred to outputs Q and \bar{Q} during the Clock level which is programmed by the Polarity input. For Polarity = 0 the transfer occurs during the 0 Clock level and for Polarity = 1 the transfer occurs during the 1 Clock level. The outputs follow the Data inputs providing the Clock and Polarity levels defined above are present. When a Clock transition occurs (positive for Polarity = 0 and negative for Polarity = 1) the information present at the input during the Clock transition is retained at the outputs until an opposite Clock transition occurs.

CONNECTION DIAGRAM (all packages)



Add suffix for package:

- C 16-pin Cerdip
- D 16-pin Ceramic
- E 16-pin Epoxy
- F 16-pin Flat
- H Chip

TRUTH TABLE

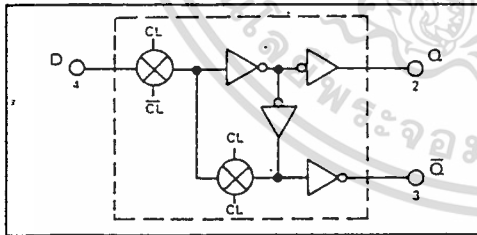
CLOCK	POLARITY	Q
0	0	0
1	0	LATCH
0	1	0
1	1	LATCH

RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

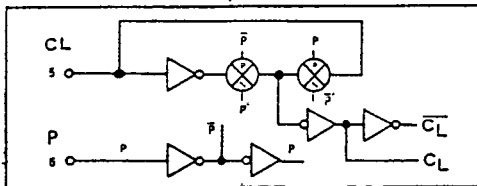
For maximum reliability:

DC Supply Voltage	$V_{DD} - V_{SS}$	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	T_A	-55 to +125	°C
C, D, F, H Device		-40 to +85	°C
E Device			

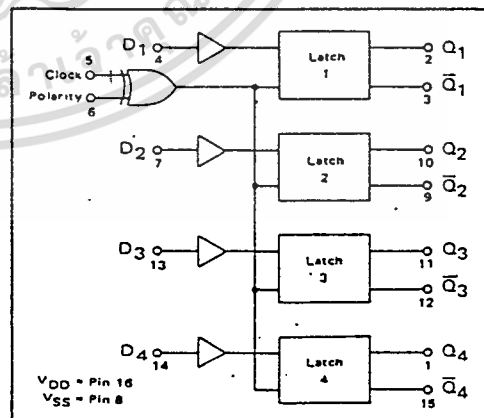
LOGIC DIAGRAMS One of four latches



Clock Input Control



BLOCK DIAGRAM



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

STATIC CHARACTERISTICS¹

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ²		+25°C			T _{HIGH} ²		Units
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.	
QUIESCENT DEVICE CURRENT	I _{DD}	V _{IN} =V _{SS} or V _{DD} All valid input combinations	-	1.0	-	0.005	1.0	-	30	μA _{dc}
			-	2.0	-	0.01	2.0	-	60	
			-	4.0	-	0.02	4.0	-	120	

NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications"

² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.

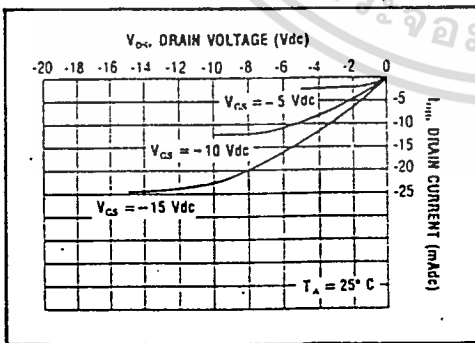
= -40°C for E device.

T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.

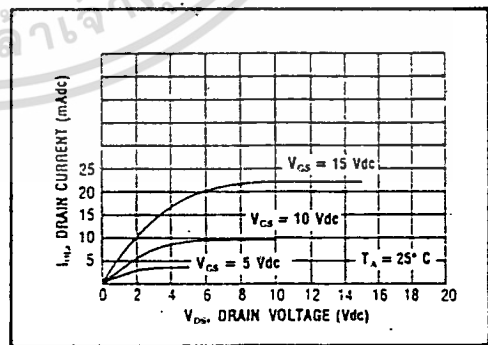
= + 85°C for E device.

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units
PROPAGATION DELAY TIME From Data Inputs	t _{PLH} , t _{PHL}	5	-	150	ns
		10	-	75	
		15	-	60	
From Clock Polarity Inputs	t _{PLH} , t _{PHL}	5	-	175	ns
		10	-	85	
		15	-	70	
² OUTPUT TRANSITION TIME	t _{TLH} , t _{THL}	5	-	100	ns
		10	-	50	
		15	-	40	
MINIMUM CLOCK PULSE WIDTH	PW _{CL}	5	-	125	ns
		10	-	40	
		15	-	30	
MAXIMUM CLOCK RISE AND FALL TIME	t _{rCL} , t _{fCL}	5	15	-	ns
		10	5	-	
		15	3	-	
MINIMUM DATA INPUT SETUP TIME	t _{setup}	5	-	-20	ns
		10	-	-10	
		15	-	-5	
MINIMUM DATA INPUT HOLD TIME	t _{hold}	5	-	0	ns
		10	-	0	
		15	-	0	



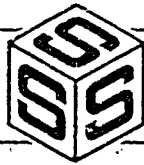
Typical P-Channel Source Current Characteristics



Typical N-Channel Sink Current Characteristics

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4069UB



CMOS HEX INVERTER

FEATURES

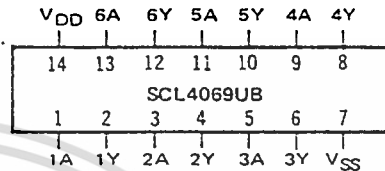
- ◆ Fully "B"-Series Compatible
- ◆ Diode Protection on all Inputs
- ◆ Balanced Output Drive Current Specifications
- ◆ Pin Compatible with 74C04

DESCRIPTION

The SCL4069UB consists of six CMOS inverter circuits. The device is intended for general-purpose inverter applications where the higher output drive and level-shifting feature of the SCL4009UB and SCL4049UB are not required.* The SCL4069UP is particularly useful for quasi-linear circuits such as oscillators (See Applications Information).

*For pin-to-pin compatibility with the SCL4009UB and SCL4049UB, the SCL4449UB is available.

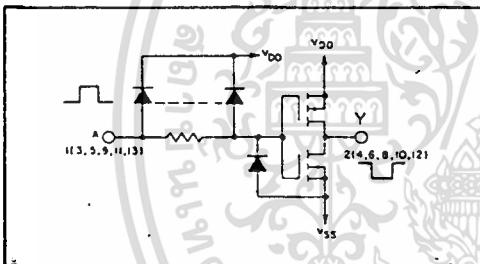
CONNECTION DIAGRAM (all packages)



Add suffix for package:

- C 14-pin Cerdip
- D 14-pin Ceramic
- E 14-pin Epoxy
- F 14-pin Flat
- H Chip

SCHEMATIC DIAGRAM (one of six inverters)

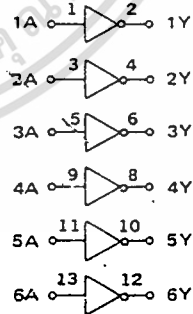


RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

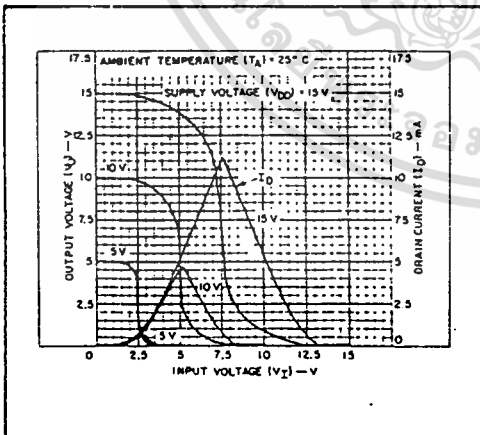
For maximum reliability:

DC Supply Voltage	V _{DD} - V _{SS}	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	T _A	-55 to +125	°C
C, D, F, H Device		-40 to +85	°C
E Device			

LOGIC DIAGRAM



V_{SS} = 7
V_{DD} = 14



Typical current and voltage transfer characteristics

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

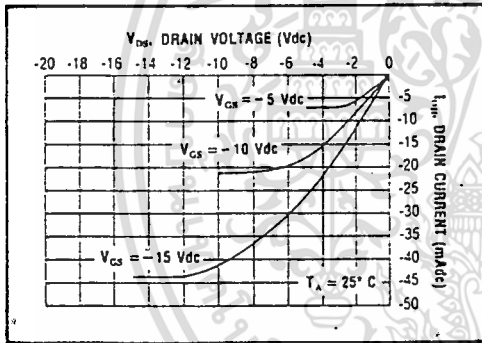
STATIC CHARACTERISTICS^{1,3}

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ²		+25°C			T _{HIGH} ²		Units	
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.		
QUIESCENT DEVICE CURRENT	I _{DD}	5	V _{IN} =V _{SS} or V _{DD}	-	0.05	-	0.0005	0.05	-	1.5	μA _{DC}
		10	All valid input combinations	-	0.10	-	0.001	0.10	-	3.0	
		15		-	0.20	-	0.002	0.20	-	6.0	

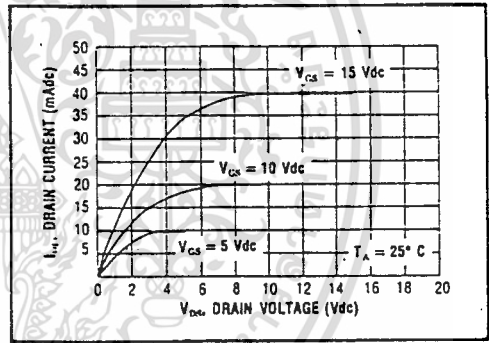
- NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications".
² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.
 = -40°C for E device.
 T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.
 = + 85°C for E device.
³ This device has been designed for balanced output drive current specifications. Consult Family Specifications.

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

PARAMETER		V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units
PROPAGATION DELAY TIME	t _{PLH} , t _{PHL}	5	-	60	120	ns
		10	-	30	60	
		15	-	25	50	
OUTPUT TRANSITION TIME	t _{TLH} , t _{THL}	5	-	100	200	ns
		10	-	50	100	
		15	-	40	80	

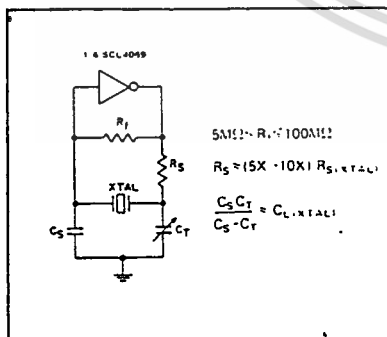


Typical P-Channel Source Current Characteristics

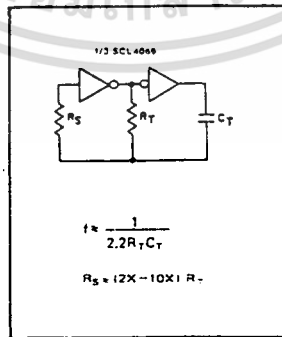


Typical N-Channel Sink Current Characteristics

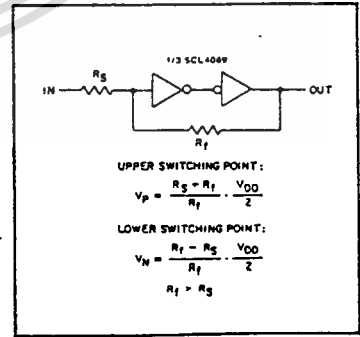
APPLICATIONS INFORMATION



Typical crystal oscillator circuit



Typical RC oscillator circuit



Input pulse shaping circuit (Schmitt Trigger)

SCL4081B, SCL4082B
SCL4073B



CMOS AND GATES

SCL4081B - Quad 2-Input AND
SCL4082B - Dual 4-Input AND
SCL4073B - Triple 3-Input AND

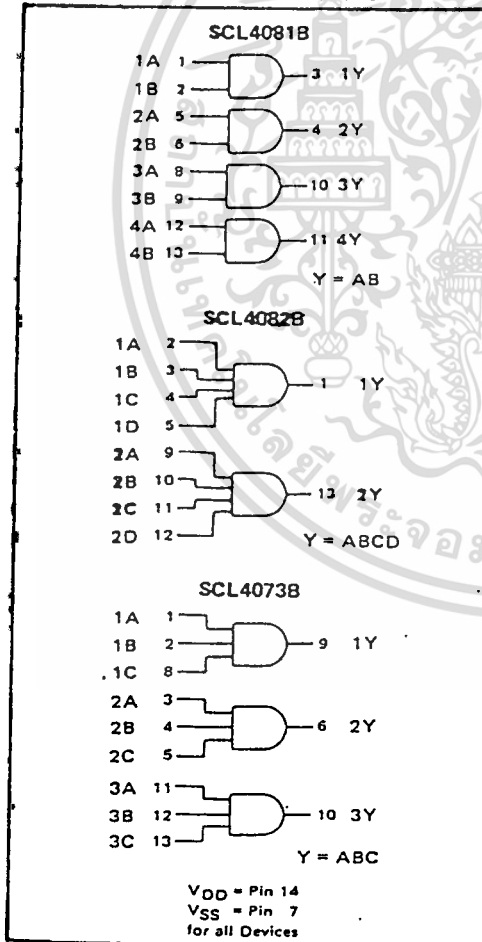
FEATURES

- ◆ Buffered Outputs
- ◆ Diode Protection on all Inputs
- ◆ Fully "B"-Series Compatible
- ◆ Balanced Output Drive Current Specifications

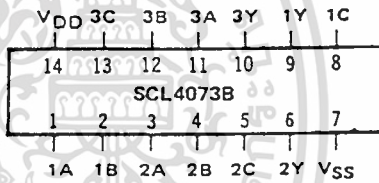
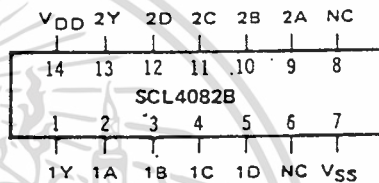
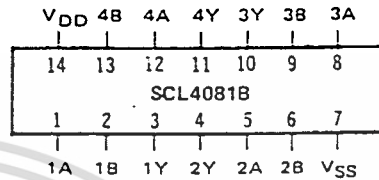
TRUTH TABLE

Inputs	Output
1 1 ... 1	1
All other combinations	0

FUNCTION DIAGRAMS



CONNECTION DIAGRAMS
(all packages)



Add suffix for package:

- C 14-pin Cerdip
- D 14-pin Ceramic
- E 14-pin Epoxy
- F 14-pin Flat
- H Chip

RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

For maximum reliability:

DC Supply Voltage	$V_{DD} - V_{SS}$	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	T_A	-55 to +125	°C
C, D, F, H Device		-40 to +85	°C
E Device			

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

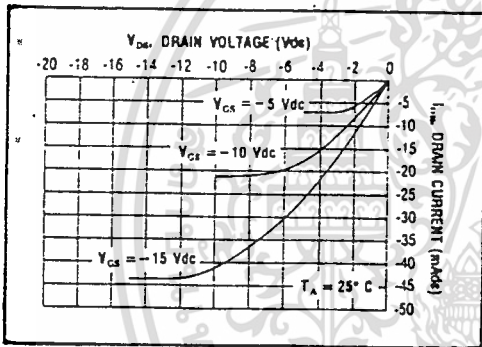
STATIC CHARACTERISTICS ^{1, 2}

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ²		+25°C			T _{HIGH} ²		Units
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.	
QUIESCENT DEVICE CURRENT	I _{DD}	5 10 15 V _{IN} = V _{SS} or V _{DD} All valid input combinations	-	0.05 0.10 0.20	-	0.0005 0.001 0.002	0.05 0.10 0.20	-	1.5 3.0 6.0	μA _{dc}

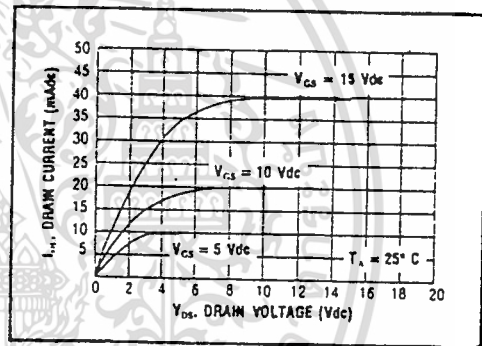
NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications"
² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.
 = -40°C for E device.
 T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.
 = + 85°C for E device.
³ These devices have been designed for balanced output drive current specifications. Consult Family Specifications.

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units
PROPAGATION DELAY TIME	t _{PLH} , t _{PHL}	5	150	300	ns
		10	65	130	
		15	50	100	
OUTPUT TRANSITION TIME	t _{TLH} , t _{THL}	5	100	200	ns
		10	50	100	
		15	40	80	

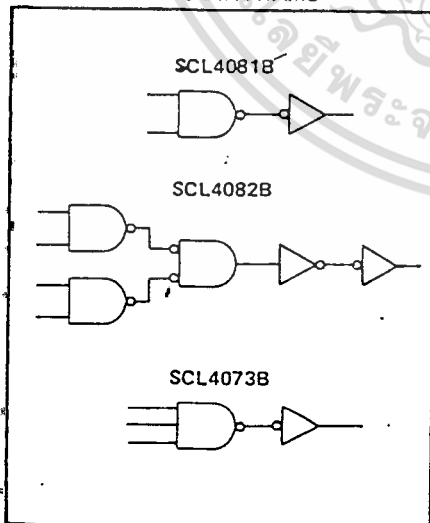


Typical P-Channel Source Current Characteristics

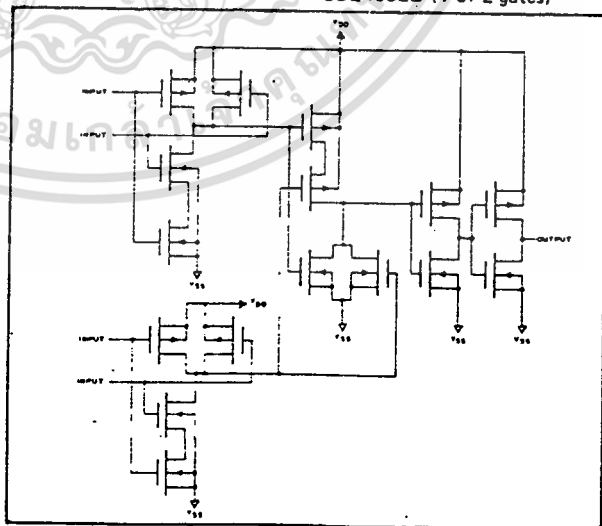


Typical N-Channel Sink Current Characteristics

LOGIC DIAGRAMS



SCHEMATIC DIAGRAM - SCL4082B (1 of 2 gates)



SCL4528B



CMOS DUAL MONOSTABLE MULTIVIBRATOR

FEATURES

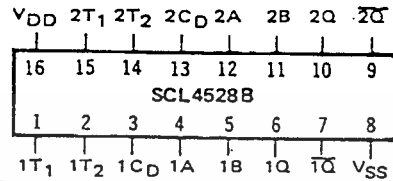
- ◆ Two Independent Multivibrators on One Chip
- ◆ Triggerable from Leading- or Trailing-Edge Pulse
- ◆ Retriggerable
- ◆ Resettable
- ◆ Q and \bar{Q} Buffered Outputs Available
- ◆ Wide Range of Output Pulse Widths

DESCRIPTION

The SCL4528B Dual Multivibrator provides stable retriggerable/resettable one-shot operation for any fixed-voltage timing application. Timing for the circuit is controlled by an external resistor-capacitor combination (R_x - C_x). Adjustment of these components permits generation of output pulse widths from nanoseconds to minutes. Leading-edge and trailing-edge Trigger inputs are provided, and both positive-going and negative-going pulses are available from complementary outputs.

Timing pulses may be terminated at any time by applying a low logic level to the Reset input C_D .

CONNECTION DIAGRAM (all packages)



Add suffix for package:

- C 16-pin Cerdip
- D 16-pin Ceramic
- E 16-pin Epoxy
- F 16-pin Flat
- H Chip

RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

For maximum reliability:

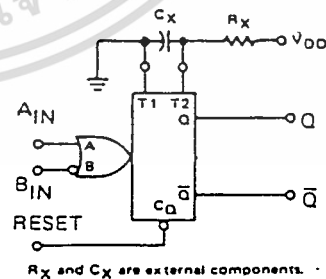
- DC Supply Voltage $V_{DD} - V_{SS}$ 3 to 15 Vdc
- Operating Temperature T_A -55 to +125 °C
- C, D, F, H Device -40 to +85 °C
- E Device

FUNCTION TABLE

INPUTS			OUTPUTS	
C_D	A	B	Q	\bar{Q}
L	X	X	L	H
X	H	X	L	H
X	X	L	L	H
H	↑	H	⎓	⎓
H	L	↓	⎓	⎓

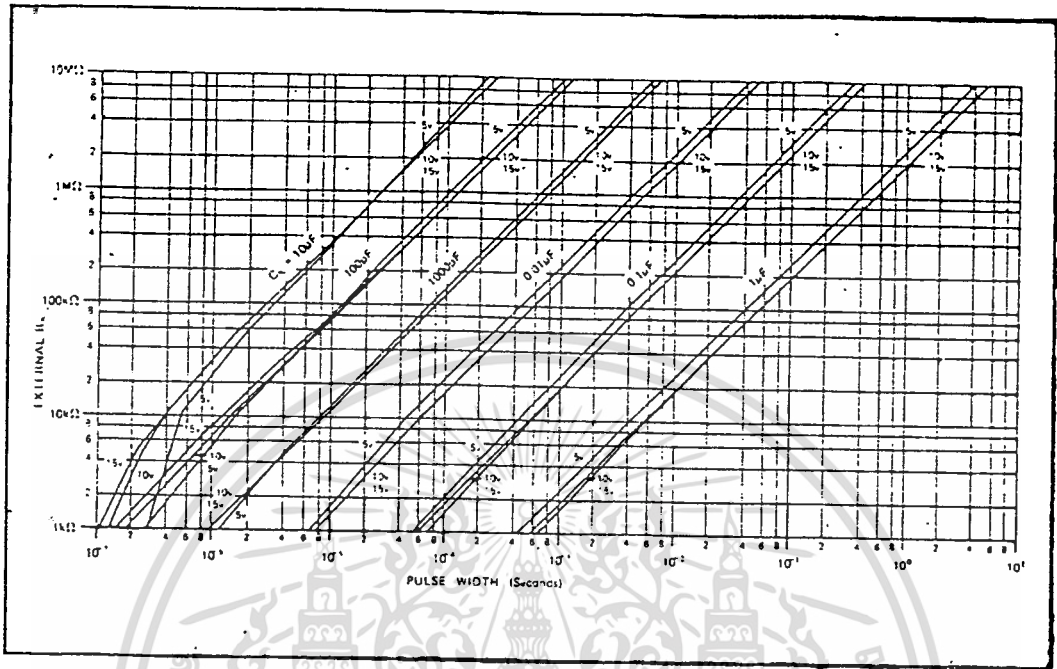
- H = High Level (Steady State)
- L = Low Level (Steady State)
- ↑ = Transition, Low-to-High
- ↓ = Transition, High-to-Low
- X = Irrelevant (Inc. Transitions)
- ⎓ = One High-Level Pulse
- ⎓ = One Low-Level Pulse

BLOCK DIAGRAM (one of two devices)

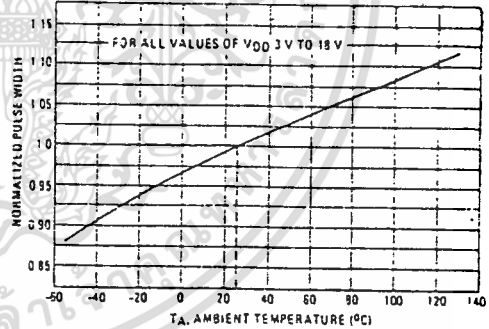
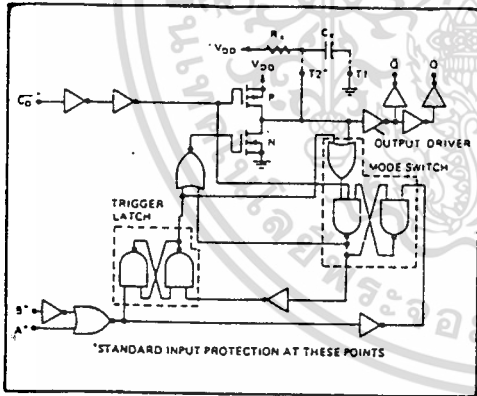


R_x and C_x are external components.

SCL4528B PULSE WIDTH VS R_X , C_X , V_{DD}



LOGIC DIAGRAM



Normalized Pulse Width versus Temperature

Notes:

There is no effective maximum limit on R_X ; recommended minimum value for R_X is 1K Ω . There are no restrictions on the value of C_X .

For proper operation all unused inputs should be tied to a logic level. The mode point (T2) of a unused half of device should be tied high through an external resistor to V_{DD} .

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

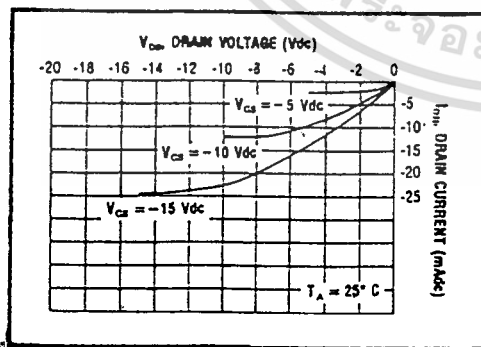
STATIC CHARACTERISTICS¹

PARAMETER	V _{DD} (Vdc)	CONDITIONS	T _{LOW} ²		+25°C			T _{HIGH} ²		Units
			Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.	
QUIESCENT DEVICE CURRENT	bD	V _{IN} = V _{SS} or V _{DD} All valid input combinations	-	5	-	0.05	5	-	150	μAde
			-	10	-	0.1	10	-	300	
			-	20	-	0.2	20	-	600	

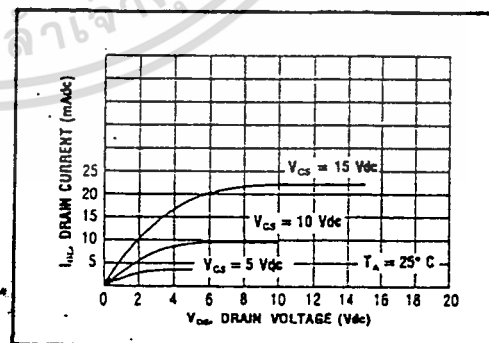
NOTES: ¹ Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications"
² T_{LOW} = -55°C for C, D, F, H device.
 = -40°C for E device.
 T_{HIGH} = +125°C for C, D, F, H device.
 = + 85°C for E device.

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C_L = 50pF, T_A = 25°C)

PARAMETER	C _x (pF)	R _x (kΩ)	V _{DD} (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units	
PROPAGATION DELAY TIME From A or B ¹	t _{PLH} , t _{PML}	15 5	5	-	270	540	ns	
			10	-	90	180		
			15	-	70	140		
	From C _D	1000 10	5	-	510	1020	ns	
			10	-	170	340		
			15	-	120	240		
PROPAGATION DELAY TIME From C _D	15 5	5	5	-	270	540	ns	
			10	-	90	180		
			15	-	70	140		
	1000 10	5	-	550	1100	ns		
		10	-	300	600			
		15	-	250	500			
OUTPUT TRANSITION TIME Note: \bar{O} Output	t _{TLH} , t _{THL}	-	5	-	130	260	ns	
			10	-	65	130		
			15	-	50	100		
	t _{TLH}	15 5	5	-	130	260	ns	
			10	-	65	130		
			15	-	50	100		
1000 10	5	-	270	540	ns			
	10	-	240	480				
	15	-	220	440				
MINIMUM INPUT PULSE WIDTH A or B Input	PW _{in}	-	5	-	70	140	ns	
OUTPUT PULSE WIDTH MATCH Same package	ΔPW _{out}	1000 10	5	-	± 7.5	±15		%
			10	-	±10	±20		
			15	-	±10	±20		
Different package	1000 10	5	-	-	±50	%		
		10	-	-	±50			
		15	-	-	±50			



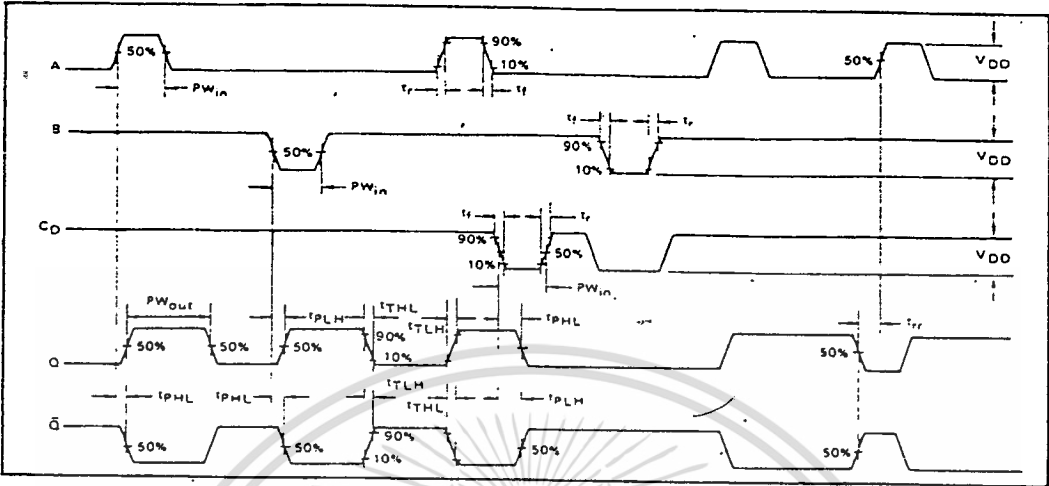
Typical P-Channel Source Current Characteristics



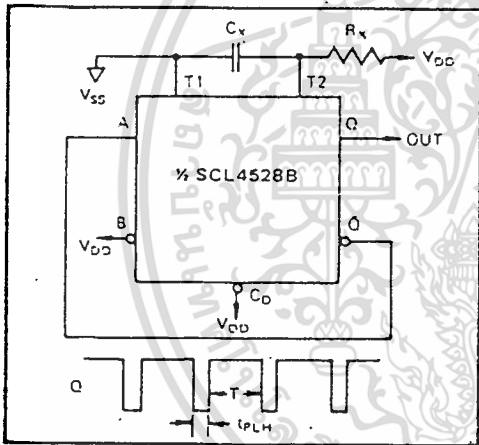
Typical N-Channel Sink Current Characteristics

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

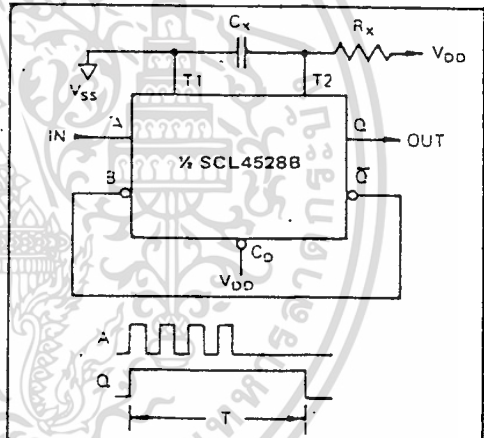
AC TEST WAVEFORMS



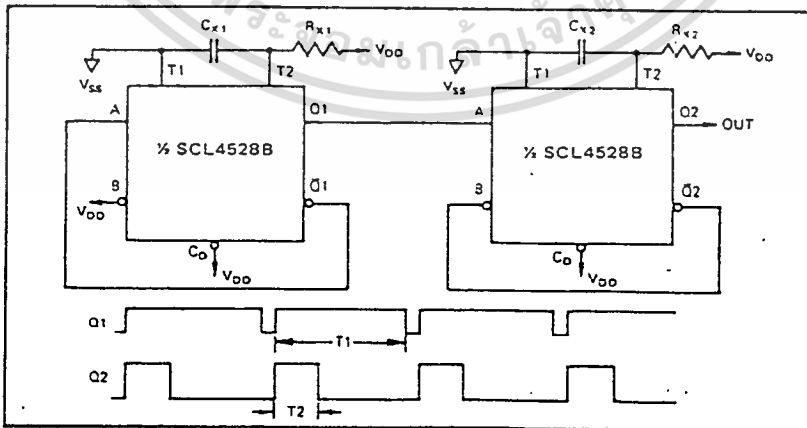
APPLICATIONS INFORMATION



Astable Operation



Connection for Non-Retriggerable Operation



Astable Multivibrator with Adjustable Period and Duty Cycle

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Timer 555

LINEAR INTEGRATED CIRCUITS

DESCRIPTION

The NE/SE 555 monolithic timing circuit is a highly stable controller capable of producing accurate time delays, or oscillation. Additional terminals are provided for triggering or resetting if desired. In the time delay mode of operation, the time is precisely controlled by one external resistor and capacitor. For a stable operation as an oscillator, the free running frequency and the duty cycle are both accurately controlled with two external resistors and one capacitor. The circuit may be triggered and reset on falling waveforms, and the output structure can source or sink up to 200mA or drive TTL circuits.

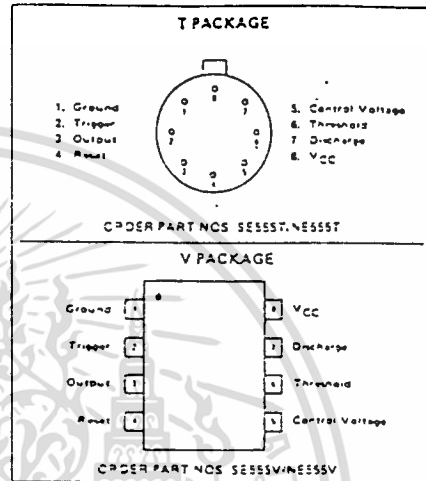
FEATURES

- TIMING FROM MICROSECONDS THROUGH HOURS
- OPERATES IN BOTH ASTABLE AND MONOSTABLE MODES
- ADJUSTABLE DUTY CYCLE
- HIGH CURRENT OUTPUT CAN SOURCE OR SINK 200mA
- OUTPUT CAN DRIVE TTL
- TEMPERATURE STABILITY OF 0.005% PER °C
- NORMALLY ON AND, NORMALLY OFF OUTPUT

APPLICATIONS

PRECISION TIMING
 PULSE GENERATION
 SEQUENTIAL TIMING
 TIME DELAY GENERATION
 PULSE WIDTH MODULATION
 PULSE POSITION MODULATION
 MISSING PULSE DETECTOR

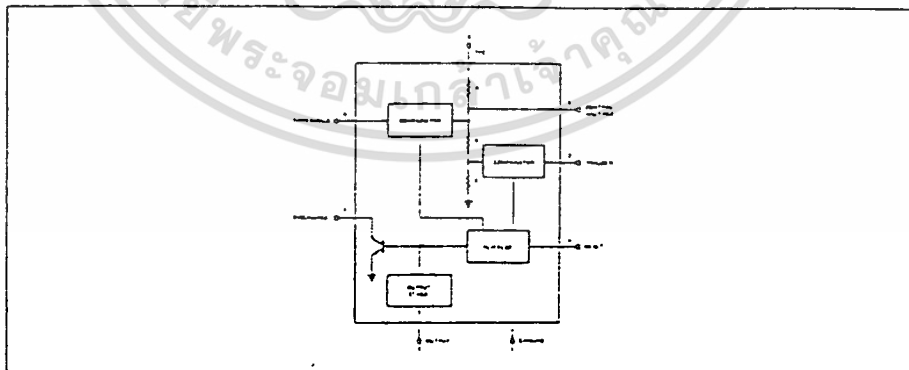
PIN CONFIGURATIONS (Top View)



ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

Supply Voltage	+18V
Power Dissipation	600 mW
Operating Temperature Range	
NE555	0°C to +70°C
SE555	-55°C to +125°C
Storage Temperature Range	-55°C to +150°C
Lead Temperature (Soldering, 60 seconds)	+300°C

BLOCK DIAGRAM



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Timer 555

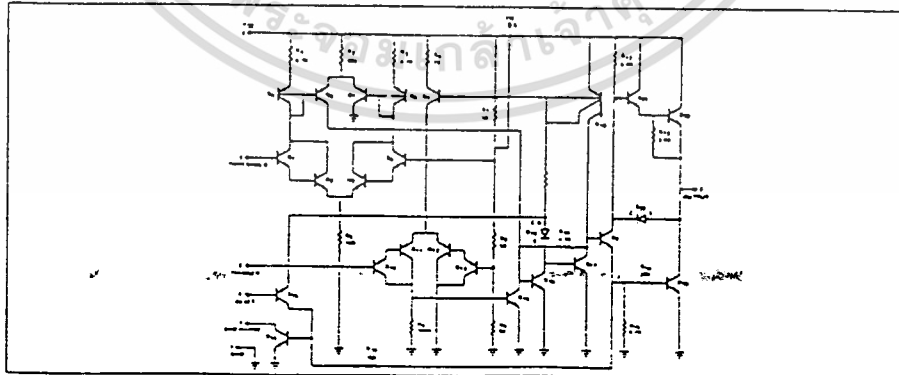
ELECTRICAL CHARACTERISTICS $T_A = 25^\circ\text{C}$, $V_{CC} = +5\text{V}$ to $+15$ unless otherwise specified

PARAMETER	TEST CONDITIONS	SE 555			NE 555			UNITS
		MIN	TYP	MAX	MIN	TYP	MAX	
Supply Voltage		4.5		18	4.5		16	V
Supply Current	$V_{CC} = 5\text{V}$, $R_L = \infty$		3	5		3	5	mA
	$V_{CC} = 15\text{V}$, $R_L = \infty$		10	12		10	15	mA
Timing Error (Monostable)	Low State, Note 1		-	-		-	-	
	$R_A, R_B = 1\text{k}\Omega$ to $100\text{k}\Omega$							
	$C = 0.1\ \mu\text{F}$, Note 2		0.5	2		1		%
	Initial Accuracy		20	100		50		ppm/ $^\circ\text{C}$
Drift with Temperature			0.05		0.1		%/Volt	
Drift with Supply Voltage							$\times V_{CC}$	
Threshold Voltage			2/3		2/3		V	
Trigger Voltage	$V_{CC} = 15\text{V}$	4.8	5	5.2	5		V	
Timing Error (Astable)	$V_{CC} = 5\text{V}$	1.45	1.67	1.9	1.67		V	
Trigger Current			0.5		0.5		μA	
Reset Voltage		0.4	0.7	1.0	0.4	0.7	1.0	V
Reset Current			0.1		0.1		mA	
Threshold Current	Note 3		0.1	.25	0.1	.25	μA	
Control Voltage Level	$V_{CC} = 15\text{V}$	9.6	10	10.4	9.0	10	11	V
	$V_{CC} = 5\text{V}$	2.9	3.33	3.8	2.6	3.33	4	V
Output Voltage (low)	$V_{CC} = 15\text{V}$							
	$I_{\text{SINK}} = 10\text{mA}$		0.1	0.15	0.1	.25	V	
	$I_{\text{SINK}} = 50\text{mA}$		0.4	0.5	0.4	.75	V	
	$I_{\text{SINK}} = 100\text{mA}$		2.0	2.2	2.0	2.5	V	
	$I_{\text{SINK}} = 200\text{mA}$		2.5		2.5		V	
	$V_{CC} = 5\text{V}$							
Output Voltage Drop (low)	$I_{\text{SINK}} = 8\text{mA}$		0.1	0.25			V	
	$I_{\text{SINK}} = 5\text{mA}$				25	25	V	
Output Voltage Drop (high)	$I_{\text{SOURCE}} = 200\text{mA}$		12.5		12.5		V	
	$V_{CC} = 15\text{V}$							
Rise Time of Output	$I_{\text{SOURCE}} = 100\text{mA}$	13.0	13.3		12.75	13.3	V	
	$V_{CC} = 15\text{V}$	10	3.3		2.75	3.2	V	
Fall Time of Output	$V_{CC} = 5\text{V}$							
		100			100		nsec	
		100			100		nsec	

NOTES

- Supply Current when output high typically 1mA less.
- Tested at $V_{CC} = 5\text{V}$ and $V_{CC} = 15\text{V}$.
- This will determine the maximum value of $R_A + R_B$. For 15V operation, the max total $R = 20\text{ megohm}$.

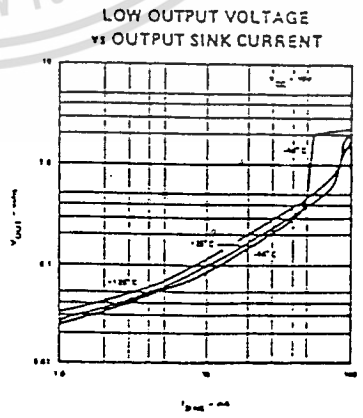
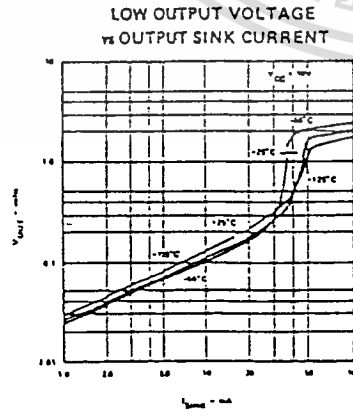
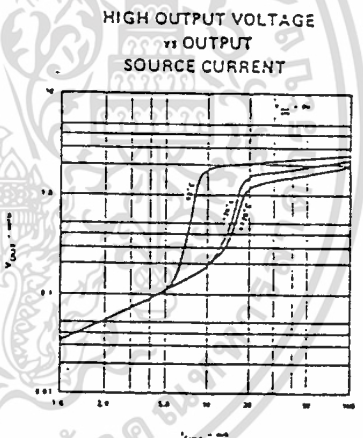
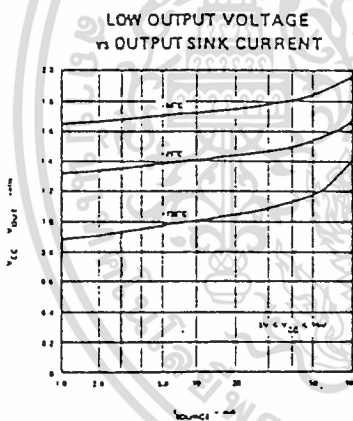
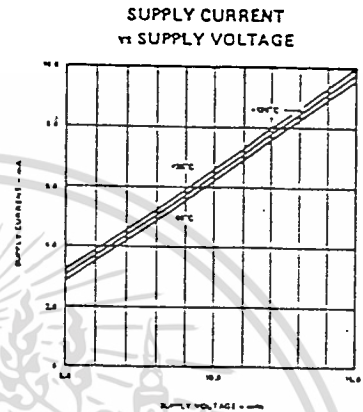
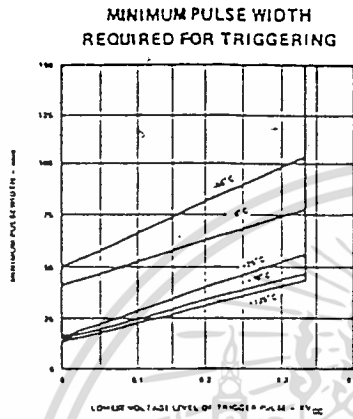
EQUIVALENT CIRCUIT (Shown for One Side Only)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

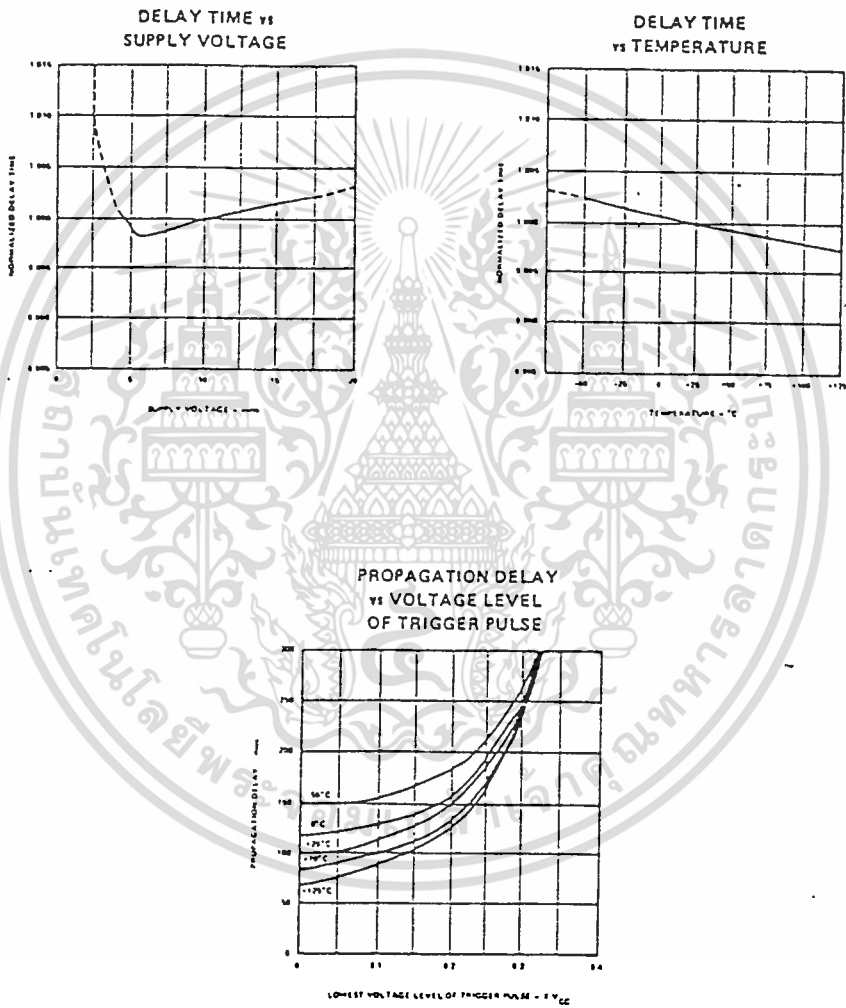
Timer 555

TYPICAL CHARACTERISTICS



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TYPICAL CHARACTERISTICS (Cont'd)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กติกกรมประกาศ

ในการทำปริญญาบัตรครั้งนี้ ผู้เขียนขอขอบพระคุณ ผศ.จงรักษ์ บุญเต็ม ที่กรุณาให้คำปรึกษาตั้งแต่ต้นจนจบการศึกษา ขอขอบคุณทางแผนกไฟฟ้าโรงเรียนคอนบอสโกที่กรุณาให้ยืมเครื่องมือและอุปกรณ์ในการทดลอง รวมถึงการทำเล่มของปริญญาบัตร ซึ่งหากปราศจากบุคคลเหล่านี้แล้วปริญญาบัตรฉบับนี้คงจะไม่สำเร็จลุล่วงไปอย่างเรียบร้อย



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บรรณานุกรม

- [1] รัชชชัย เลื่อนฉวี, อนุรักษ์ เดือนศิริ, "ดิจิทัลเทคนิค เล่ม 1" พิมพ์ครั้งที่ 4, 2532
- [2] สุทธิ บรรจงจิตร, "หลักการและเทคนิคการออกแบบระบบไฟฟ้ากำลัง", บริษัทซีเอ็ด ยูเคชั่น จำกัด พิมพ์ครั้งที่ 2, 2532
- [3] ไชยะ แซ่มซ้อย, "การปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์," สมาคมส่งเสริมเทคโนโลยี (ไทย-ญี่ปุ่น)
- [4] ประสิทธิ์ พิทยพัฒน์, "การปรับปรุงค่าเพาเวอร์แฟคเตอร์," สมาคมส่งเสริมเทคโนโลยี (ไทย-ญี่ปุ่น)
- [5] บริษัทลาร์เสิร์ช จำกัด, "คู่มือการใช้งาน JAZZ-31 Version 2.0 80C31 Microcontroller Single Board"
- [6] ไกรวุฒิ ไรจน์ประเสริฐสุด, "เข้าใจ/สร้าง/เล่น ไมโครโปรเซสเซอร์ 2" บริษัท ซีเอ็ดยูเคชั่น จำกัด, 2539
- [7] พิพัฒน์ เลาหสงคราม, "ไมโครคอนโทรลเลอร์", สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
- [8] Microprocessor Data Book MCS-51