

เครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์

ELECTRIC APPLIANCES CONTROLLER VIA TELEPHONE LINE



ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต

สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

ปีการศึกษา 2541

เลขหมู่.....  
เลขทะเบียน..... 32589  
วัน, เดือน, ปี..... 1 8 พ.ค. 2542

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ของสถาบันฯ ห้ามการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ หากมีข้อสงสัย กรุณาติดต่อฝ่ายบรรณารักษ์เพื่อขอข้อมูลเพิ่มเติมหรือแจ้งข้อผิดพลาดแก่เจ้าพนักงานบรรณารักษ์  
ได้แก่เจ้าพนักงานบรรณารักษ์ สำนักหอสมุดกลาง โทร. 0-2616-2542

เครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์  
ELECTRIC APPLIANCES CONTROLLER VIA TELEPHONE LINE



ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต  
สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม  
คณะวิศวกรรมศาสตร์  
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ปีการศึกษา 2541

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญาโทปีการศึกษา 2541

ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง เครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์

ELECTRIC APPLIANCES CONTROLLER VIA TELEPHONE LINE

ผู้จัดทำ

1. นาย ศุภฤกษ์ เลิศไกร 39013028
2. นางสาว สกาวรัตน์ ทองประยูร 39013029

..... อาจารย์ที่ปรึกษา  
(อ. สุรพล บุญจันทร์)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์  
ELECTRIC APPLIANCES CONTROLLER VIA  
TELEPHONE LINE

โดย นาย ศุภฤกษ์ เลิศไกร 39013028  
นางสาว สกาวรัตน์ ทองประยูร 39013029

อาจารย์ที่ปรึกษา อาจารย์ สุรพล บุญจันทร์

บทคัดย่อ

โครงการนี้เป็นการนำเสนอเครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า โดยการนำไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูลMCS-51 มาประยุกต์ใช้งานร่วมกับระบบโทรศัพท์ที่มีอยู่ตามบ้านเรือนให้เกิดประโยชน์สูงสุด ซึ่งระบบที่ทำการออกแบบนี้ จะเป็นระบบที่ป้องกันการสิ้นเปลืองพลังงานไฟฟ้าจากการลืมปิดเครื่องใช้ไฟฟ้าภายในบ้านเมื่อออกไปทำธุระนอกบ้าน และเพื่อเป็นการป้องกันภัยได้อีกทางหนึ่ง นอกจากนี้ยังประกอบด้วยระบบควบคุมอุณหภูมิของเครื่องปรับอากาศที่สามารถตั้งอุณหภูมิได้ รวมทั้งสามารถรักษาระดับอุณหภูมิให้คงที่ตามความต้องการของผู้ใช้อีกด้วย

ABSTRACT

This project presents an electronic appliance controller by using telephone line. The MCS-51 series microcontroller is used with the telephone system, which is the basic of communication system to all homes. The designed system is used to conserve electric energy in case of nobody at home and it is also prevented from any problems such as: fire, thief etc. Otherwise, this project consists of the air condition controller. Thus, it can be controlled a constant temperature in the air condition via telephone line.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# สารบัญ

	หน้า
บทคัดย่อ	ก
สารบัญ	ข
สารบัญตาราง	ค
สารบัญรูป	ง
บทที่ 1 บทนำ	1
1.1 ความเป็นมาของโครงการ	1
1.2 วัตถุประสงค์ของโครงการ	2
บทที่ 2 ทฤษฎี	3
2.1 ระบบโทรศัพท์	3
2.2 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS51	8
บทที่ 3 การคำนวณและการสร้าง	16
3.1 ภาค Line Interface & Detect Ring	16
3.2 ภาคถอดรหัสสัญญาณ DTMF	18
3.3 ภาคบันทึกเสียงพูด	22
3.4 ภาคควบคุมเครื่องปรับอากาศ	34
3.5 การออกแบบวงจร	37
บทที่ 4 ผลการทดลองและการวิเคราะห์	43
บทที่ 5 บทวิจารณ์และบทสรุป	49
ภาคผนวก	55
ภาคผนวก ก โปรแกรม	56
ภาคผนวก ข Data Sheet	57
หนังสืออ้างอิง	58

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 แสดงลำดับความสำคัญของการทำอินเตอร์รัปต์	15
ตารางที่ 2.2 แสดงตำแหน่งของโปรแกรมบริการอินเตอร์รัปต์แต่ละชนิด	15
ตารางที่ 3.1 แสดงโหมดการทำงานของ ISD2590	28
ตารางที่ 3.2 แสดงการทำงานของโหมด Push-Button	29
ตารางที่ 3.3 แสดงการบันทึกเสียงใน ISD2590	32
ตารางที่ 3.4 แสดงความสัมพันธ์ของอุณหภูมิและข้อมูลที่อ่านได้จาก DS1620	34
ตารางที่ 3.5 แสดงความสัมพันธ์ระหว่างอุณหภูมิที่ตั้งกับ $T_{HIGH}$ , $T_{LOW}$	38



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญรูป

	หน้า
รูปที่ 2.1 แสดงระบบโทรศัพท์	4
รูปที่ 2.2 แสดงสัญญาณต่างๆที่ใช้ในการติดต่อ	6
รูปที่ 2.3 แสดงหมายเลขและค่าความถี่ DTMF	7
รูปที่ 2.4 บล็อกไดอะแกรมแสดงโครงสร้างของ MCS-51	9
รูปที่ 2.5 แสดงสถาปัตยกรรมภายในของ MCS-51	10
รูปที่ 2.6 แสดงตำแหน่งขาของ MCS-51	11
รูปที่ 2.7 แสดงลำดับสถานะการทำงานใน MCS-51	13
รูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมโครงสร้างภายในของไอซี MH 88632	16
รูปที่ 3.2 แสดงตำแหน่งขาของไอซี MH88632	17
รูปที่ 3.3 แสดงการต่อ ไอซี MH 88632	17
รูปที่ 3.4 แสดงโครงสร้างภายในของ MT8870	18
รูปที่ 3.5 แสดงภาคกรองสัญญาณความถี่	19
รูปที่ 3.6 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุท	20
รูปที่ 3.7 แสดงวงจรถอดรหัส DTMF	21
รูปที่ 3.8 แสดงขั้นตอนการทำงานของ MT 8870	22
รูปที่ 3.9 แสดงตำแหน่งขาต่าง ๆ ของ ไอซี ISD 2590	22
รูปที่ 3.10 แสดงโครงสร้างภายใน ไอซี ISD 2590	23
รูปที่ 3.11 แสดงวงจรภาคบันทึกเสียง โดยใช้ ISD 2590	33
รูปที่ 3.12 แสดงการจัดขาของ DS1620	35
รูปที่ 3.13 แสดง Block Diagram ของ DS1620	35
รูปที่ 3.14 แสดงเอาต์พุทของ DS1620 ที่ขา $T_{HIGH}$ , $T_{LOW}$ และ $T_{COM}$	36
รูปที่ 3.15 แสดงบล็อกไดอะแกรมการทำงานของเครื่องควบคุมปิด/เปิด อุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์	39
รูปที่ 3.16 แสดงการทำงานของส่วนควบคุมการทำงานและส่วนควบคุม อุณหภูมิ	40
รูปที่ 3.17 แสดงวงจรการทำงานของภาค LINE INTERFACE และภาค DTMF DECODER	41
รูปที่ 3.18 แสดงวงจรการทำงานของภาคควบคุม Relay เพื่อควบคุมการ ปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า	42

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาต  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีนำไปใช้

รูปที่ 4.1 แสดงภาค Line Interface	43
รูปที่ 4.2 แสดงสัญญาณ Output วัดที่จุด Tx ของภาค Line Interface	43
รูปที่ 4.3 แสดงตำแหน่งการวัดสัญญาณ	44
รูปที่ 4.4 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 เมื่อวัดที่ภาค Line Interface	44
รูปที่ 4.5 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข 0 เมื่อวัดที่ภาค Line Interface	45
รูปที่ 4.6 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข * เมื่อวัดที่ภาค Line Interface	45
รูปที่ 4.7 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข # เมื่อวัดที่ภาค Line Interface	46
รูปที่ 4.8 แสดงการวัดสัญญาณ Ringing Tone ณจุด Tx เปรียบเทียบ กับสัญญาณที่ขา 36 ของ IC MH88632	46
รูปที่ 4.9 แสดงการวัดสัญญาณหลังภาค DTMF Decoder โดยการกด หมายเลข 1,2,3,4,5,6,7,8,9,0,* และ # ตามลำดับ ด้วยเครื่อง Logic Analyzer	47
รูปที่ 4.10 แสดง สัญญาณ DTMF เมื่อกดหมายเลข “ 1 ” โดยใช้ไอซี MC145412	48
รูปที่ 4.11 แสดง สัญญาณ DTMF เมื่อเครื่องหมาย “ * ” โดยใช้ไอซี MC145412	48
รูปที่ 5.1 Flow Chart แสดงการทำงานของเครื่องควบคุมปิด/เปิด อุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์	49
รูปที่ 5.1 Flow Chart แสดงการทำงานของเครื่องควบคุมปิด/เปิด อุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์(ต่อ)	50
รูปที่ 5.2 Flow Chart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิ	51
รูปที่ 5.2 Flow Chart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิ (ต่อ)	52
รูปที่ 5.2 Flow Chart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิ (ต่อ)	53
รูปที่ 5.2 Flow Chart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิ (ต่อ)	54

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# บทที่ 1

## บทนำ

### 1.1 ความเป็นมาของโครงการ

ในปัจจุบันมีความเจริญก้าวหน้าทางด้านการสื่อสารโทรคมนาคมอย่างรวดเร็ว มีการนำเอาเทคโนโลยีใหม่ๆมาใช้เพิ่มขึ้นเป็นจำนวนมาก โดยระบบการสื่อสารที่ใช้กันอยู่ในปัจจุบันนี้ มีระบบการสื่อสารซึ่งถือกันว่าเป็นบริการพื้นฐานที่มีความจำเป็นต่อการดำเนินชีวิตประจำวัน คือ ระบบโทรศัพท์ เนื่องจากเป็นระบบสื่อสารที่ทุกคนต้องใช้ และจากการที่ระบบโทรศัพท์ที่ใช้กันอยู่ในปัจจุบันนี้เป็น ระบบกดปุ่ม (DTMF) ซึ่งมีการส่งสัญญาณ DTMF (Dual Tone Multi Frequency) ระหว่างเครื่องโทรศัพท์ และชุมสายโทรศัพท์ จึงได้นำแนวความคิดเกี่ยวกับการรับส่งสัญญาณ DTMF ของระบบโทรศัพท์มาใช้ ในการทำเป็นโครงการ “เครื่องควบคุมปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์” จากเหตุผลที่ว่า บ่อยครั้งที่มักพบกับปัญหาการปิด / เปิดเครื่องใช้ไฟฟ้าภายในบ้าน ขณะที่ออกไปทำธุระนอกบ้าน หรือในกรณีลืมปิดเครื่องใช้ไฟฟ้าขณะออกจากบ้านแล้ว รวมทั้งในบางครั้งไม่มีใครอยู่ในบ้านและต้องกลับบ้านค่ำมืด ซึ่งในปัจจุบันนี้มักพบปัญหาการโจรกรรมที่เกี่ยวกับการลักทรัพย์ ภายในที่อยู่อาศัย วิธีที่พอจะช่วยแก้ปัญหาได้ก็คือ การที่ต้องเปิดไฟฟ้าภายในบ้านไว้รอการกลับมาของเจ้าของบ้าน และเพื่อเป็นการป้องกันการโจรกรรมดังกล่าว ดังนั้นจากปัญหาข้างต้น ทางคณะผู้จัดทำโครงการจึงได้จัดทำโครงการ “เครื่องควบคุมปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์” ขึ้น เพื่อเป็นการป้องกันภัย และประหยัดพลังงานไฟฟ้าได้อีกทางหนึ่ง รวมทั้งสามารถอำนวยความสะดวกให้แก่ผู้อยู่อาศัยได้อีกด้วย โดยโครงการนี้มีหลักการทำงาน คือ เมื่อเจ้าของบ้านอยู่นอกบ้าน สามารถโทรศัพท์เข้าไปในบ้านแล้วกรอรหัสผ่าน (Password) เพื่อให้ระบบทำการปิด หรือเปิดไฟแสงสว่าง เช่น ไฟหน้าบ้าน รวมทั้งอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้าน หรือกรอรหัสผ่าน เพื่อทำการตรวจสอบอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้านว่าปิด หรือเปิดอยู่จากเครื่องตอบรับอัตโนมัติ เพื่อเป็นการประหยัดค่าใช้จ่ายไฟฟ้าภายในบ้านได้อีกทางหนึ่งด้วย

โครงการนี้ออกแบบโดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เป็นตัวควบคุมการทำงานของระบบ ซึ่งระบบจะทำงานเมื่อมีการเรียกเข้ามา โดยระบบจะทำการรับสายและรอการกรอรหัสสัญญาณเพื่อรอรับสัญญาณ DTMF แล้วส่งให้ไมโครคอนโทรลเลอร์แปลความหมายเพื่อไปควบคุมการปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้าน รวมทั้งประกอบด้วยส่วนของการควบคุมที่ตัวเครื่อง เพื่อสามารถควบคุมการปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าได้ตามต้องการ โดยอาศัยแป้นคีย์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์และสงวนลิขสิทธิ์เพื่อการค้าเท่านั้น เมื่อผู้ใดเห็นนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โทรศัพท์ที่ติดอยู่ที่ชุดควบคุม ซึ่งขั้นตอนการทำงานจะเหมือนกับส่วนของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ เพื่ออำนวยความสะดวกแก่ผู้ใช้บริการได้อีกทางหนึ่ง

นอกจากนี้โครงการดังกล่าวยังประกอบด้วยระบบควบคุมอุณหภูมิของเครื่องปรับอากาศที่สามารถตั้งอุณหภูมิได้ตามความต้องการของผู้ใช้ รวมทั้งสามารถรักษาระดับอุณหภูมิให้คงที่ เพื่อเป็นการประหยัดค่าใช้จ่ายไฟฟ้าได้อีกทางหนึ่ง

## 1.2 วัตถุประสงค์ของโครงการ

วัตถุประสงค์ของโครงการ คือ เพื่อศึกษาหาความรู้ และประสบการณ์เกี่ยวกับการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ การทำงานของวงจรต่างๆ การเขียนโปรแกรมเพื่อควบคุมระบบการทำงานในส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์ และการนำความรู้ต่างๆที่ได้รับจากการศึกษาในห้องเรียนมาปฏิบัติงานจริง และยังสามารถนำโครงการนี้ไปใช้ให้เกิดประโยชน์ได้จริง ในการควบคุมการปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้านโดยผ่านสายโทรศัพท์ และป้องกันภัยได้อีกด้วย

นอกจากนี้ยังเป็นการนำเอาเครื่องโทรศัพท์มาประยุกต์ใช้เป็น เครื่องตั้งงานทางโทรศัพท์และเครื่องตอบรับโทรศัพท์ในตัวเอง และสามารถควบคุมอุณหภูมิของเครื่องปรับอากาศที่สามารถตั้งอุณหภูมิได้ตามความต้องการของผู้ใช้ รวมทั้งสามารถรักษาระดับอุณหภูมิให้คงที่ เพื่อสร้างความสะดวกให้แก่ผู้ใช้บริการ และเป็นการประหยัดค่าไฟฟ้าได้อีกทางหนึ่ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 2

### ทฤษฎี

#### 2.1 ระบบโทรศัพท์

ระบบโทรศัพท์ คือ ระบบสื่อสารที่มีโครงข่ายชุมสายบริการระหว่างสมาชิก และผู้รู้เลขหมายเลขสมาชิก ให้สามารถเรียกสลับคู่สนทนาต่างๆ โดยลดการเดินทางที่ไม่จำเป็นลงได้

โทรศัพท์ที่ใช้อยู่ในปัจจุบันมี 2 ระบบคือ ระบบ Cross bar กับระบบ DTMF (Dual Tone Multi Frequency) ซึ่งระบบแรกเป็นระบบเดิม ใช้มาตั้งแต่เริ่มมีการใช้โทรศัพท์ ส่วนระบบ DTMF เป็นระบบใหม่ที่เข้ามาแทนที่ระบบ Cross bar เพราะมีประสิทธิภาพสูงกว่า ใช้เวลาในการส่งหมายเลขน้อยกว่าและการใช้ระบบ DTMF นั้นที่ชุมสายโทรศัพท์จะใช้วงจรถอดรหัส ซึ่งมีความทนทาน และมีอายุการใช้งานนานกว่าระบบ Cross bar ซึ่งเป็นระบบ Mechanic ที่มีการสึกหรอ และเสียหายง่าย ซึ่งในโครงข่ายนี้จะกล่าวถึงเฉพาะระบบ DTMF ซึ่งเป็นระบบที่ใช้กันมากในปัจจุบัน

ระบบโทรศัพท์ประกอบด้วย :-

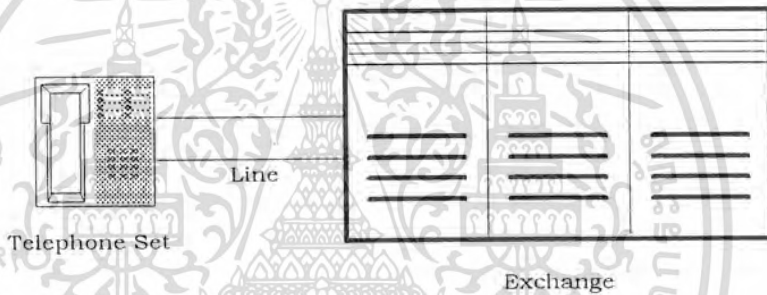
- การเรียกทางโทรศัพท์ ( Telephone Call ) คือ การเรียกผ่านระบบโทรศัพท์ระหว่างสมาชิกผู้เรียกและผู้รับ
- เครื่องโทรศัพท์ ( Telephone Set ) คือ อุปกรณ์สำหรับสมาชิกใช้พูดและฟังในการสนทนาระยะไกลผ่านโครงข่ายโทรศัพท์ เมื่อต้องการเรียกก็หมุนหรือกดหมายเลขผู้รับที่หน้าปัทม์
- ผู้เรียก ( Calling Subscriber ) หรือสมาชิกผู้เรียก คือ ผู้เริ่มต้นการเรียก จะด้วยการแจ้งให้พนักงานช่วยต่อกับผู้รับ หมุนหรือกดหมายเลขของผู้รับเมื่อเครื่องโทรศัพท์นั้นเป็นคู่สายของเครื่องชุมสายโทรศัพท์อัตโนมัติ
- ผู้รับ ( Called Subscriber ) หรือ สมาชิกผู้ถูกเรียก คือ ผู้ที่ตอบรับการเรียกทางโทรศัพท์ เมื่อได้ยินสัญญาณกริ่งเรียก ( Ringing Signal )
- คู่สายสมาชิก ( Subscriber Line ) คือ คู่ตัวนำกระแสไฟฟ้าที่เปลี่ยนมาจากเสียงพูดแจกจ่ายออกมาจากสถานที่ติดตั้งเครื่องชุมสายท้องถิ่น ไปยังบ้านของผู้เช่าหรือสมาชิกแต่ละรายอย่างอิสระ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- เครื่องชุมสายโทรศัพท์อัตโนมัติ ( Automatic Telephone Switching ) คือ เครื่องที่ทำหน้าที่ต่อสลับคู่สายระหว่างสมาชิกผู้เรียกกับผู้รับโดยอัตโนมัติ ซึ่งเป็นเครื่องชุมสายโทรศัพท์ที่มีการพัฒนาแล้ว

### 2.1.1 ส่วนประกอบของระบบ

ระบบโทรศัพท์ เป็นระบบการสื่อสาร โทรคมนาคม ที่ใช้ในการติดต่อสื่อสารได้สะดวกรวดเร็ว ให้ข่าวสารชัดเจน เป็นที่นิยมใช้งานกันอย่างแพร่หลาย มีส่วนประกอบที่สำคัญของระบบ 3 ส่วน คือ เครื่องรับโทรศัพท์ ( Telephone Set ) สายโทรศัพท์ ( Line ) และชุมสายโทรศัพท์ ( Exchange ) ดังแสดงในรูปที่ 2.1



รูปที่ 2.1 แสดงระบบ โทรศัพท์

จากรูปที่ 2.1 เครื่องรับโทรศัพท์ จะต่อกับ ชุมสายโทรศัพท์ ผ่านทางสายโทรศัพท์ ( Line ) ซึ่งมีการทำงานดังนี้ เมื่อมีการยกหูโทรศัพท์ขึ้น จะทำให้กระแสไฟจากชุมสายไหลครบวงจร ผ่านเครื่องโทรศัพท์ อุปกรณ์ต่างๆพร้อมที่จะทำงาน ชุมสายจะส่งสัญญาณหมุน ( Dial Tone ) ไปยังเครื่องโทรศัพท์ที่ยกหู เพื่อให้ผู้นั้นส่งหมายเลขโทรศัพท์ที่ต้องการติดต่อไปยังชุมสาย ชุมสายจะหยุดส่งสัญญาณหมุน และดำเนินการจัดเส้นทางเชื่อมโยงกับเครื่องรับโทรศัพท์ปลายทางให้ จากนั้น จะส่งสัญญาณเรียก ( Ringing Signal ) ไปยังปลายทางที่ถูกเรียก และส่งสัญญาณให้ผู้ยกหูเรียกกลับ ( Ring Back Tone ) เมื่อปลายทางรับสาย จึงติดต่อสนทนากันได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.1.2 สัญญาณในการติดต่อ

สัญญาณที่ใช้ในการติดต่อระหว่าง ขุมสายโทรศัพท์ กับเครื่องรับโทรศัพท์ เรียกว่า Signalling มี 2 แบบคือ Line Signal ได้แก่ Loop Line, Open Line และอีกอย่างคือ Register Signal ได้แก่ สัญญาณการส่งเลขหมายต่าง ๆ

สัญญาณที่ขุมสายโทรศัพท์ส่งมายังเครื่องรับโทรศัพท์ :-

- สัญญาณให้หมุน ( Dial Tone ) เป็นสัญญาณที่บอกให้ทราบว่า ขณะนี้ขุมสายโทรศัพท์พร้อมที่จะรับเลขหมายจากผู้เรียกแล้ว ให้ผู้เรียกส่งเลขหมายได้ สัญญาณนี้มีควมถี่ 400-425 Hz แบบต่อเนื่อง
- สัญญาณกระดิ่ง ( Ringing Tone ) เป็นสัญญาณเรียก ซึ่งส่งไปให้เครื่องของผู้ถูกเรียก จะได้ยินเป็นเสียงกระดิ่ง หรือ โทนต่างๆ ตามชนิดของเครื่องรับ โทรศัพท์ มีความถี่ 25 Hz มีช่วงการส่งและหยุดสลับกันไป
- สัญญาณเรียกกลับ ( Ring Back Tone ) เป็นสัญญาณที่บอกให้ผู้เรียกทราบว่า ให้รอการตอบรับจากปลายทาง ขณะนี้ขุมสายโทรศัพท์กำลังส่งสัญญาณเรียกอยู่ สัญญาณนี้มีควมถี่ 425 Hz ช่วงการส่งและหยุดสลับกันไป
- สัญญาณไม่ว่าง ( Busy Tone ) เป็นสัญญาณที่บอกให้ผู้เรียกทราบว่า การติดต่อทำไม่สำเร็จอาจจะเป็นสายปลายทาง หรือ อุปกรณ์ต่างๆไม่ว่าง สัญญาณนี้ใช้ควมถี่ 425Hz มีช่วงส่งและหยุดสลับกันไป แต่ช่วงเวลาต่างจากสัญญาณ Ring Back Tone

### 2.1.3 การติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับโทรศัพท์

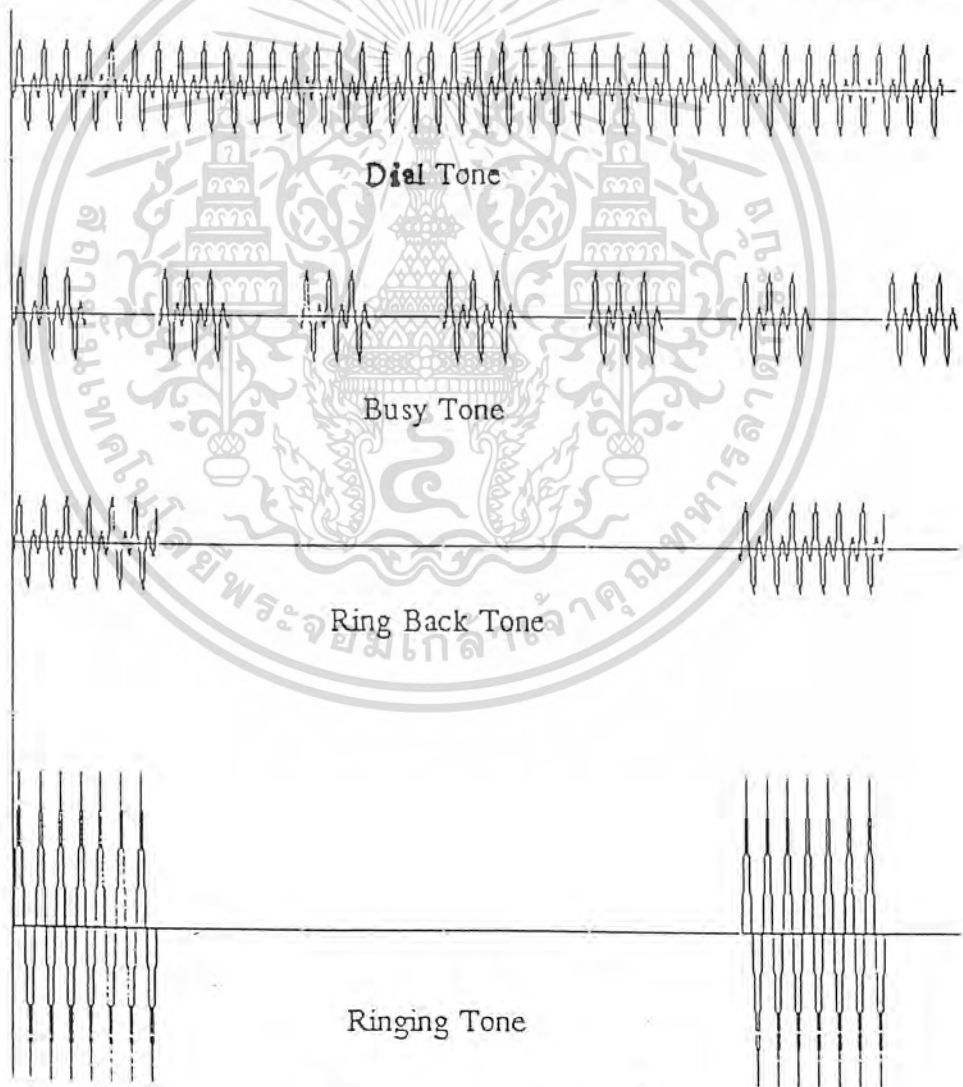
- เครื่องส่ง
- ขณะที่ไม่ได้มีการยกหูโทรศัพท์ จะมีศักดาตกร่วมสายโทรศัพท์เป็นสัญญาณกระแสดตรง 48 โวลต์
  - เมื่อผู้เรียกยกหูโทรศัพท์ ศักดาจะลดลงเหลือ 8 โวลต์ พร้อมทั้งมีสัญญาณให้หมุน ซึ่งเป็นสัญญาณกระแสดลับขนาด 250 มิลลิโวลต์ ความถี่ 350 Hz กับ 440 Hz มอดูเลตรวมกัน ซึ่งเมื่อกรหัดสัญญาณเลขหมายแล้ว สัญญาณให้หมุนนี้จะหายไป
  - กรหัด(CODE) เบอร์โทรศัพท์ทั้งหมด 7 หลักรหัสความถี่ที่ส่งจะเป็นสัญญาณผสมสองความถี่ เป็นความถี่สูงและต่ำผสมกัน แต่ละหลายเลขจะมี DTMF อยู่หนึ่งคู่
  - ขณะที่รอรับสายจะมีสัญญาณตอบกลับ 2 แบบ เพื่อจะบอกว่าสายว่างหรือไม่คือ สัญญาณเรียกกลับหรือสัญญาณสายไม่ว่าง ตามลำดับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- เมื่อมีการรับสายแล้ว สัญญาณเสียงจะขึ้นอยู่กับความดังและความถี่ของเสียงพูดตามสาย
- เมื่อวางหูโทรศัพท์ที่เลิกการติดต่อ ขนาดสัปดาห์จะกลับไป 48 โวลต์

### เครื่องรับ

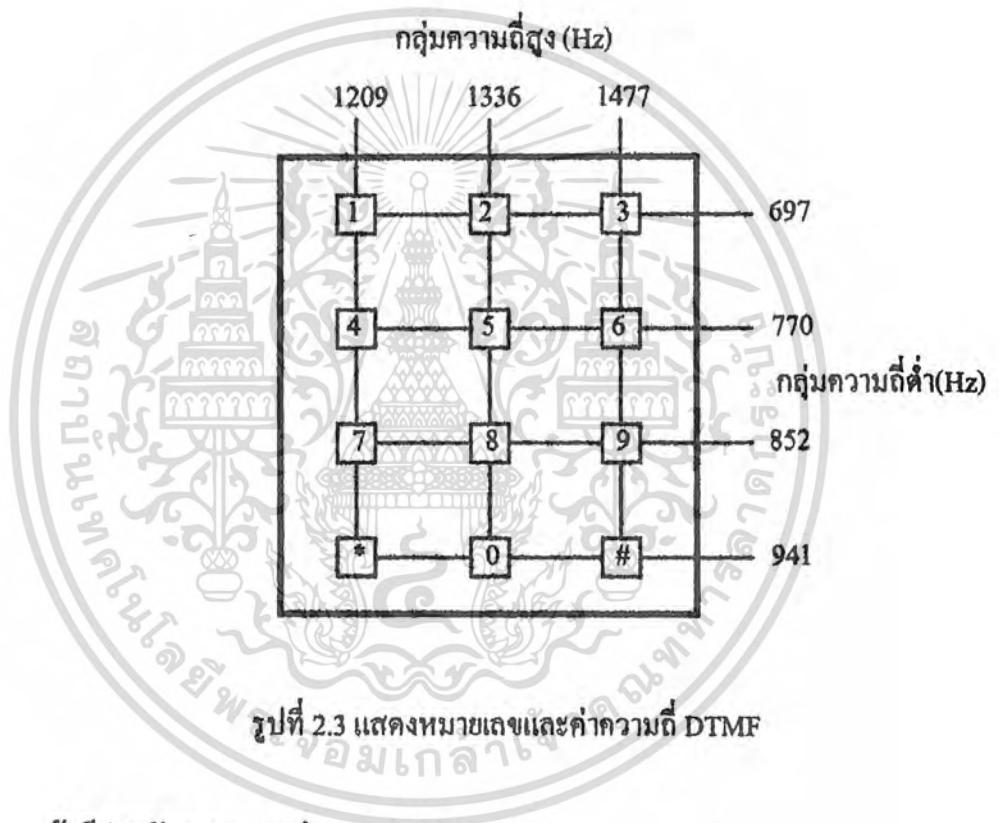
- ขณะที่วางหูอยู่จะมีสัปดาห์กระแสรวมสายอยู่ 48 โวลต์
- เมื่อมีสัญญาณกริ่งเรียกจะมีขนาดประมาณ 100 Vrms จึงหว่าดั่ง 1 วินาที หยุด 4 วินาที ซึ่งจะตรงกับสัญญาณเรียกกลับที่เครื่องส่ง
- จากนั้น เมื่อผู้รับยกหูโทรศัพท์ ขนาดสัปดาห์กระแสตรงจะเหลือ 8 โวลต์ และมีการกระเพื่อมตามขนาดและความถี่ของเสียงพูด
- เมื่อวางหูโทรศัพท์ ขนาดสัปดาห์ก็จะกลับไป 48 โวลต์ ตามเดิม



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้ภายในห้องปฏิบัติการเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่หรือใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.1.4 การส่งสัญญาณแบบความถี่คู่ (Dual Tone Multi Frequency Type)

เป็นการส่งสัญญาณ แบบหนึ่ง ซึ่งนิยมใช้มาก ในปัจจุบันนี้ ซึ่งมีชื่อย่อ เรียกว่า DTMF ซึ่งมีหลักการทำงานดังนี้ โดยนำสัญญาณความถี่ 2 ความถี่มาผสมกัน แล้วนำมาใช้แทนหมายเลขตามที่กำหนด ความถี่ที่ใช้จะอยู่ในย่านความถี่ของเสียงพูด (0 - 4 KHz) โดยการกำหนดให้ ความถี่ทางแนวนอนเป็นความถี่ด้านต่ำ และความถี่ทางแนวตั้งจะเป็นความถี่สูงกว่า ซึ่งจะแสดงไว้ในรูปที่ 2.3 ตัวอย่าง เช่น หมายเลข 2 จะใช้แทนด้วยความถี่ 697 เฮิรต์ และ 1336 เฮิรต์ มอดูเลตกันออกมาแทนหมายเลข 2



รูปที่ 2.3 แสดงหมายเลขและค่าความถี่ DTMF

ข้อดีสำหรับระบบการส่งแบบ DTMF :-

จากข้อมูลทั้งหมดสามารถสรุปถึงข้อดีของระบบ DTMF ได้คือ

- ลดระยะเวลาในการส่งหมายเลขโทรศัพท์ไปยังชุมสาย
- สามารถใช้วงจรที่ใช้อุปกรณ์โซลิตสแตตได้ ซึ่งจะทำให้เกิดความประหยัด

และสะดวก

- ลดอุปกรณ์จำพวกหน่วยความจำที่ใช้ภายในชุมสาย

- สามารถนำไปใช้เชื่อมต่อกับอุปกรณ์ภายในชุมสายอย่างมีประสิทธิภาพ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.2 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

### 2.2.1 กล่าวนำ

ไมโครคอนโทรลเลอร์แบบชิปเดี่ยว ( Single Chip Microcontroller ) คือ ไมโครคอมพิวเตอร์แบบที่มีขนาดเล็ก โดยบรรจุไว้ในแผงวงจรรวม ( Integrated Circuit ) เพียงชิปเดียว เหมาะสำหรับควบคุมอุปกรณ์อื่นๆโดยอัตโนมัติ โดยผู้ใช้สามารถเขียนโปรแกรมควบคุมได้ตามต้องการ ซึ่งไมโครคอนโทรลเลอร์ชิปเดี่ยวตระกูล 51 หรือ MCS-51 ที่เลือกใช้ในโครงการนี้คือ เบอร์ AT89C51 ของบริษัท ATMEL ซึ่งเป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ที่มีหน่วยความจำโปรแกรม ( ROM ) ภายในแบบ Flash Memory ขนาด 4Kbytes ซึ่งเป็นหน่วยความจำที่สามารถเขียนและลบข้อมูลได้ใหม่ถึง 1000 ครั้ง โดยที่ไม่ต้องใช้หน่วยความจำแบบ EPROM ภายนอก และสะดวกต่อการพัฒนาโปรแกรม

#### คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ AT89C51

ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ AT89C51 ผลิตโดยบริษัท ATMEL เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ขนาด 8 บิต ซึ่งมีคุณสมบัติที่สำคัญดังนี้

- มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมควบคุมการทำงานอยู่ภายใน จำนวน 4 Kbytes ซึ่งเพียงพอต่อการทำงานของโครงการนี้
- สามารถต่อหน่วยความจำข้อมูล ( Data Memory ) ซึ่งเป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลในระหว่างการทำงานของโปรแกรม ( RAM ) ได้ 64 Kbytes
- สามารถใช้กับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก ( Program Memory ) ซึ่งเป็นหน่วยความจำที่ใช้สำหรับเก็บชุดคำสั่งที่จะทำให้ MCS-51 ทำงานได้สูงสุด 64 Kbytes
- มีคำสั่งคูณและหารเลขขนาด 8 บิต
- มีการติดต่อสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรม ( Series ) หรือ Universal Asynchronous Receiver Transmitter ( UART )
- มีวงจร Timer/Counter ขนาด 16 บิต 2 ชุด
- มีการขอขัดจังหวะการทำงานของโปรแกรม ( Interrupt )
- ต้องการแหล่งจ่ายไฟ 5 โวลต์ เพียงชุดเดียว
- สามารถเลือกการทำงานให้อยู่ในโหมดของ Idle ( การทำงานปกติ ) และ Powerdown ( การประหยัดพลังงานไฟฟ้า )

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากคุณสมบัติที่กล่าวมาจึงทำให้ MCS-51 เป็นที่นิยมใช้ในการควบคุมระบบอัตโนมัติ ซึ่งบรรจุไว้ในไอซีวงจรรวมเดี่ยว (Single Chip) ขนาด 40 ขา ดังนั้นจึงสามารถออกแบบให้ระบบมีขนาดเล็ก ทำให้ตรวจสอบหาข้อผิดพลาดได้ง่าย รวมถึงการลดต้นทุนการผลิต หากจะต้องมีการผลิตเป็นจำนวนมาก

### 2.2.2 โครงสร้างของ MCS-51

โครงสร้างภายในของ MCS-51 ประกอบด้วย เกทต่างๆ เช่น AND OR NOT ซึ่งเกทเหล่านี้จะถูกออกแบบให้มีหน้าที่การทำงานต่างๆ เช่น วงจรลอกรหัสคำสั่ง วงจรสร้างสัญญาณนาฬิกา โครงสร้างภายในของ MCS-51 จะประกอบด้วยส่วนย่อยๆ ดังบล็อกไดอะแกรมรูปที่ 2.4



รูปที่ 2.4 บล็อกไดอะแกรมแสดงโครงสร้างของ MCS-51

จากรูปที่ 2.4 โครงสร้างของ MCS-51 ประกอบด้วย 3 ส่วนใหญ่ๆ คือ :-

1. CPU ( Central Processing Unit ) ซึ่งมีหน่วยย่อยอีก แต่ละส่วนมีหน้าที่ต่างๆ ได้แก่ ส่วนสร้างสัญญาณควบคุม ( Control Unit ) ในการติดต่อกับส่วนอื่นๆ ส่วนประมวลผลทางคณิตศาสตร์ ( Arithmetic Unit )

2. หน่วยความจำ (Memory) มีไว้สำหรับจัดจำข้อมูล สำหรับนำข้อมูลไปเก็บไว้และ

อ่านเอาข้อมูลออกจากหน่วยความจำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

3. Input /Output Device ทำหน้าที่ในการรับส่งข้อมูลกับอุปกรณ์ภายนอก

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.2.3 การจัดการหน่วยความจำของ MCS-51

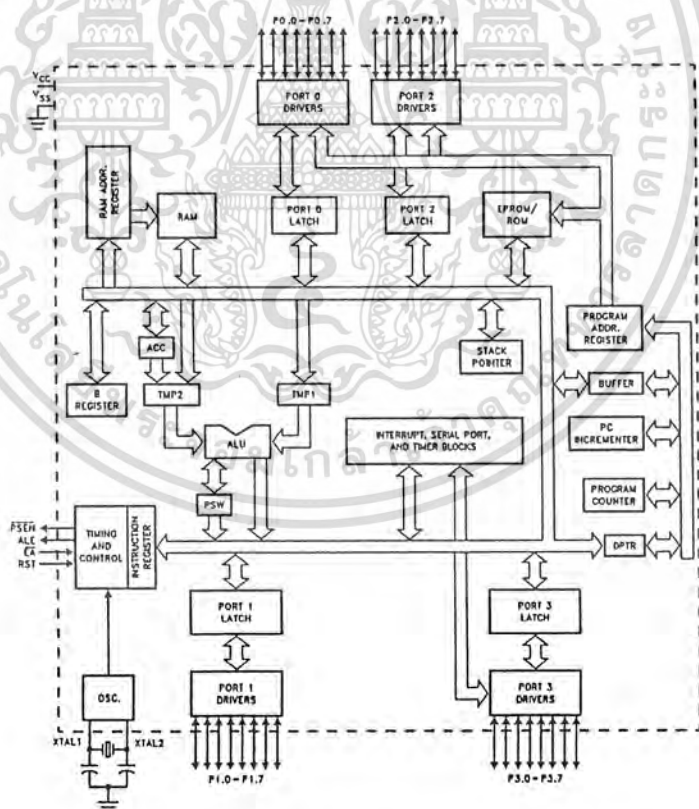
หน่วยความจำของ MCS-51 แบ่งออกเป็น 2 แบบ คือ :-

1. Program Memory เป็นหน่วยความจำที่ใช้สำหรับเก็บโปรแกรมการทำงาน ซึ่งจะ เป็น ROM (Read Only Memory) เท่านั้น แบ่งเป็น หน่วยความจำภายใน ( Internal Memory ) ซึ่ง จะอยู่ภายใน MCS-51 จำนวน 4 กิโลไบต์ ตำแหน่งของหน่วยความจำนี้อยู่ที่ 0000H ถึง 0FFFH และหน่วยความจำภายนอก( External Memory ) ตำแหน่งหน่วยความจำจะอยู่ที่ 1FFFH ถึง FFFFH

2. Data Memory เป็นหน่วยความจำ ใช้สำหรับพักเก็บข้อมูลระหว่างการทำงาน การ เขียนหรืออ่านจะกระทำโดยคำสั่งที่เก็บไว้ใน Program Memory หน่วยความจำประเภทนี้เป็น RAM (Random Access Memory ) ซึ่งมีอยู่ภายใน MCS-51 จำนวน 128 ไบต์ ที่ตำแหน่ง 00H ถึง 7FH และ อยู่ภายนอก MCS-51 มีได้สูงสุด 64 กิโลไบต์ ที่ตำแหน่ง 0000H ถึง FFFFH

### 2.2.4 สถาปัตยกรรมของ MCS-51

สถาปัตยกรรมภายในของ MCS-51 ซึ่งจะอธิบายถึงส่วนย่อยๆ ภายใน MCS-51 เพียงชีพเดียว ดังรูปที่ 2.5 และสัญญาณจากภายในจะต่อออกสู่ภายนอกทางขา (Pin) ต่างๆ ของ MCS-51 ที่มีอยู่ 40 ขา ดังรูปที่ 2.6



รูปที่ 2.5 แสดงสถาปัตยกรรมภายในของ MCS-51

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

T2 P1.0	1	40	VCC
T2EX P1.1	2	39	P0.0 A00
P1.2	3	38	P0.1 A01
P1.3	4	37	P0.2 A02
P1.4	5	36	P0.3 A03
P1.5	6	35	P0.4 A04
P1.6	7	34	P0.5 A05
P1.7	8	33	P0.6 A06
RESET	9	32	P0.7 A07
RXD P3.0	10	31	EA/Vpp'
TXD P3.1	11	30	ALE/PROG
INT0 P3.2	12	29	PSEN
INT1 P3.3	13	28	P2.7 A15
T0 P3.4	14	27	P2.6A14
T1 P3.5	15	26	P2.5 A13
WR P3.6	16	25	P2.4 A12
RD P3.7	17	24	P2.3 A11
XTAL2	18	23	P2.2 A10
XTAL1	19	22	P2.1 A9
VSS	20	21	P2.0 A8

รูปที่ 2.6 แสดงตำแหน่งขาของ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 บรรจุอยู่ในไอซีวงจรรวมแบบ Dual Inline Package (DIP) มีขาอยู่ข้างละ 20 ขา รวมทั้งหมด 40 ขานั้น จะใช้งานต่าง ๆ กันดังนี้

- Vcc ขา 40 เป็นขาที่ต้องป้อนไฟเลี้ยง +5V
- Vss ขา 20 เป็นขาที่ต่อกับกราวด์
- Port 0 เป็นพอร์ตขนาน 8 บิต อยู่ที่ขา 39 ถึง 32 เริ่มจากบิต 0 ถึงบิต 7 ตามลำดับ (P0.0 – P0.7) พอร์ต 0 นี้ใช้ได้ทั้งการรับ-ส่งตำแหน่ง และข้อมูลกับหน่วยความจำ หรือใช้เป็นพอร์ตรับ-ส่งข้อมูล
- Port 1 เป็นพอร์ตขนาน 8 บิต คือ ขา P1.0 ถึง P1.7 (ขา 1-8) ใช้ทำหน้าที่รับ-ส่งข้อมูลเท่านั้น
- Port 2 อยู่ที่ขา 21 ถึง 28 เป็นพอร์ตขนาน 8 บิต คือขา P2.0 – P2.7 ใช้งาน 2 ลักษณะคือ ใช้ส่งค่าตำแหน่งหน่วยความจำภายนอก ค่าตำแหน่งนี้เป็น 8 บิตบนของค่าตำแหน่ง และใช้เป็นพอร์ตรับ-ส่งข้อมูลกันภายนอก
- Port 3 คือ ขา P3.0 ถึง P3.7 (ขา 10-17) พอร์ตนี้ทำหน้าที่เป็น I/O Port และอีกหน้าที่คือ ส่งสัญญาณควบคุมออกมาและรับสัญญาณเข้าไป สัญญาณต่างๆแต่ละบิตมีดังนี้ :-
  - P3.0/RXD ( Serial Input Port ) เป็นขาที่ใช้รับข้อมูลแบบอนุกรม
  - P3.1/TXD ( Serial Output Port ) เป็นขาที่ใช้ส่งข้อมูลแบบอนุกรม
  - P3.2/INT0 ( External Interrupt ) ใช้รับสัญญาณขัดจังหวะจากภายนอก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ในประโยชน์ทางการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

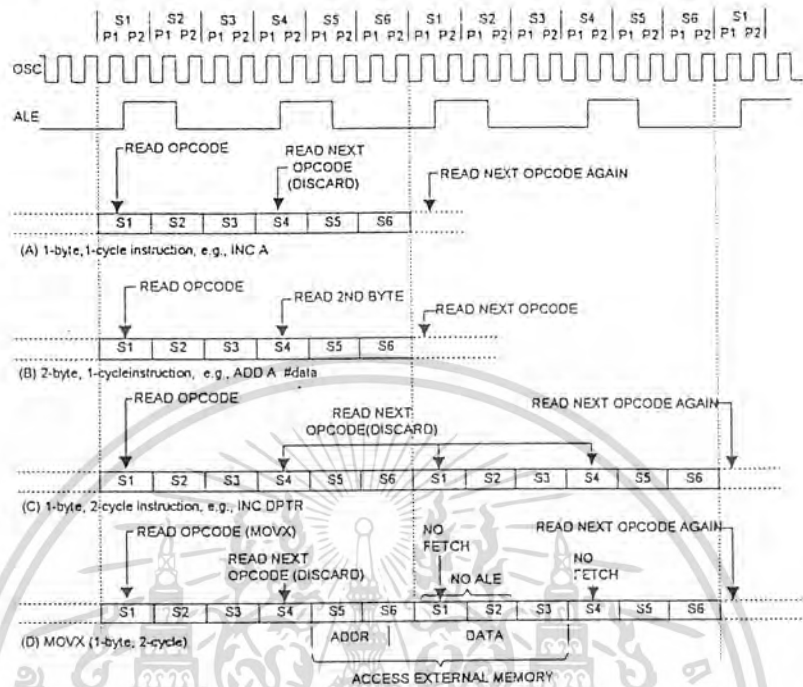
- P3.3/INT1 ( External Interrupt ) ใช้รับสัญญาณขัดจังหวะจากภายนอก
- P3.4/T0 ( Time/Counter 0 External Input ) ขารับสัญญาณเข้าไปยังวงจร Timer / Counter 0 ที่ทำหน้าที่นับ จำนวนไอซเคิลของสัญญาณ T0 นี้ หรือสัญญาณนาฬิกา
- P3.5/T1 ( Time/Counter 1 External Input ) ขารับสัญญาณเข้าไปยังวงจร Timer / Counter 1 ซึ่งทำหน้าที่เหมือนกับ T0
- P3.6/WR ( External Data Memory Write Strobe ) ขาสัญญาณควบคุมการเขียนข้อมูล ไปยังหน่วยความจำภายนอก
- P3.7/RD ( External Data Memory Read Strobe ) ขาสัญญาณควบคุมการอ่านข้อมูล สำหรับหน่วยความจำภายนอก

- RST ขา 9 ใช้สำหรับรีเซ็ตการทำงานของ MCS-51
- ALE ( Address Latch Enable ) อุปกรณ์ภายนอก จะใช้สัญญาณนี้ในการแลตช์ข้อมูลที่ส่งออกมาทางพอร์ต 0
- PSEN ( Program Store Enable) ขาที่ 29 ใช้เมื่อต้องการอ่านคำสั่งที่จะนำไปใช้งานมาจากหน่วยความจำ สำหรับโปรแกรมภายนอก
- EA ( External Access) คือขาที่ 31 เป็นขาอินพุตที่ต่อเข้าไปยังวงจร Timing and Control เพื่อควบคุมการสร้างสัญญาณ PS
- XTAL1 ( ขา19) ขานี้จะต่อเข้ากับวงจรขยายแบบป้อนกลับเฟส ( Inverting Amplifier ) ที่ประกอบด้วย วงจรออสซิลเลเตอร์ ซึ่งเป็นอินพุตเข้าสู่วงจร
- XTAL2 ( ขา18) ขานี้เป็นจุดเอาต์พุตของวงจรขยายแบบกลับเฟส ที่ประกอบด้วย วงจรออสซิลเลเตอร์

### 2.2.5 การทำงานของ MCS-51

การทำงานของ MCS-51 ผู้ใช้จะต้องเขียนโปรแกรมเป็นภาษาเครื่อง ซึ่งอยู่ในรูปของเลขฐานสองที่เก็บไว้ในหน่วยความจำประเภท Program Memory แต่ละคำสั่งอาจประกอบด้วย 1 , 2 หรือ 3 ไบท์ก็ได้ มากระทำตามคำสั่งนั้น โดยจะเริ่มจากการทำงานภายใน MCS-51 เองแล้วช่วงต่อไปจะเป็นช่วงการทำงานตามคำสั่ง ( Execute Cycle) ซึ่งการทำงานดังกล่าว จะขึ้นอยู่กับสัญญาณควบคุม ที่สร้างมาจากวงจร Oscillator ทำให้การทำงานต่างๆ เป็นไปตามลำดับ ที่ผู้ผลิตได้ออกแบบไว้ ดังในรูปที่ 2.7

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.7 แสดงลำดับสถานะการทำงานใน MCS-51

จากรูปที่ 2.7 ในหนึ่งแมชชีนไซเคิล คือช่วงเวลาดังแต่ S1 ถึง S6 ซึ่งจะใช้เวลา 12 คาบของสัญญาณออสซิลเลเตอร์ หากใช้ออสซิลเลเตอร์ความถี่ 12 MHz จะได้ว่าใน 1 แมชชีนไซเคิลใช้เวลา 1 ไมโครวินาที ดังนั้นการทำงานใน 1 คำสั่ง คำสุดท้ายจะกินเวลาเพียง 1 ไมโครวินาที รูปที่ 2.7(A) แสดงการทำงานของคำสั่ง INC A ซึ่งเป็นคำสั่ง 1 ไบต์ ทำงานเสร็จภายใน 1 แมชชีนไซเคิล รูปที่ 2.7(B) แสดงการทำงานของคำสั่ง ADD A, # data ซึ่งเป็นคำสั่ง 2 ไบต์ แต่ทำงานเสร็จภายใน 1 แมชชีนไซเคิล รูปที่ 2.7(C) แสดงการทำงานของคำสั่ง INC DPTR ซึ่งเป็นคำสั่ง 1 ไบต์ แต่ทำงานเสร็จภายใน 2 แมชชีนไซเคิล และ รูปที่ 2.7 (D) แสดงการทำงานของคำสั่ง MOVX ซึ่งเป็นคำสั่ง 1 ไบต์ แต่ทำงานเสร็จภายใน 2 แมชชีนไซเคิล

### 2.2.6 การอินเตอร์รัปต์

การอินเตอร์รัปต์ของ MCS-5 สามารถรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ที่เกิดขึ้นได้อย่างน้อย 5 ชนิด ได้แก่ :- เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- อินเทอร์รัปต์จากภายนอก 0 ( External Interrupt 0 )
- อินเทอร์รัปต์จากภายนอก 1 ( External Interrupt 1 )
- อินเทอร์รัปต์ของไทม์เมอร์ 0 ( Timer Flag Interrupt 0 )
- อินเทอร์รัปต์ของไทม์เมอร์ 1 ( Timer Flag Interrupt 1 )
- อินเทอร์รัปต์ของพอร์ตสื่อสารอนุกรม ( Serial Port Interrupt )

การอินเทอร์รัปต์ แต่ละชนิดที่ MCS-51 สามารถรับได้ แบ่งกลุ่มได้ 3 กลุ่ม ดังนี้ :-


**1. External Interrupt** เป็นอินเทอร์รัปต์ที่เกิดขึ้นจากภายนอก MCS-51 มี 2 ชนิด คือ External Interrupt 0 และ External Interrupt 1 โดยต่อเข้าที่ขา 12 ( INT 0 ) และขา 13 ( INT 1 ) ตามลำดับ ซึ่งสัญญาณอินเทอร์รัปต์ชนิดนี้ จะทำงานเมื่อสัญญาณภายนอก ที่ส่งเข้ามามีสถานะลอจิกเป็น 0

**2. Timer Flag Interrupt** อินเทอร์รัปต์ของกลุ่มนี้ ประกอบด้วย Timer Flag Interrupt 0 และ Timer Flag Interrupt 1 เป็นอินเทอร์รัปต์ที่เกิดขึ้น จากภายในตัวเอง จะเกิดขึ้นโดยบิต TFO หรือ TF1 ถูกเซตเมื่อ ไทม์เมอร์ 0 หรือ ไทม์เมอร์ 1 เกิด overflow ขึ้นทำให้เกิดสัญญาณอินเทอร์รัปต์เข้าไปขัดจังหวะการทำงานของโปรแกรม ที่ทำงานอยู่ขณะนั้น ให้ทำงานอื่นแทน

**3. Serial Port Interrupt** เป็นอินเทอร์รัปต์ที่เกิดขึ้น จากภายในตัวชิปเอง สัญญาณอินเทอร์รัปต์ที่เกิดขึ้น ได้มาจากบิต TI หรือ RI บิตที่ควบคุมการอินเทอร์รัปต์ ทั้งสองนี้จะไม่ถูกเคลียร์ โดยฮาร์ดแวร์ใน MCS-51 เมื่อซีพียูไปทำงาน ในโปรแกรมบริการอินเทอร์รัปต์ เพราะการเกิดอินเทอร์รัปต์ของพอร์ตสื่อสารอนุกรม อาจเกิดจากบิต RI หรือ TI ก็ได้ ดังนั้น โปรแกรมในส่วนบริการอินเทอร์รัปต์ จะต้องตรวจสอบเองว่า สัญญาณอินเทอร์รัปต์ที่เกิดขึ้นได้มาจากบิต TI หรือ RI บิตทั้งสองจะถูกเคลียร์โดยซอฟต์แวร์เท่านั้น

การใช้งานเกี่ยวกับ การอินเทอร์รัปต์นั้น จะมี Special Function Register ที่เกี่ยวข้องโดยตรง 2 ตัว ได้แก่ IE ( Interrupt Enable ) และ IP ( Interrupt Priority ) รีจิสเตอร์ IE สามารถควบคุม การอินเทอร์รัปต์ใน MCS-51 ได้ทั้งหมด โดยใช้บิต EA ให้มีค่าเป็น 0 สัญญาณอินเทอร์รัปต์ทุกชนิด ที่เกิดขึ้นจะไม่สามารถ อินเทอร์รัปต์ MCS-51 ได้ สำหรับรีจิสเตอร์ IP นั้น เราสามารถจัดลำดับความสำคัญของการทำอินเทอร์รัปต์ได้โดยเซทบิตเป็น 1 สำหรับอินเทอร์รัปต์ ที่มีความสำคัญสูง และ เซทบิตให้เป็น 1 สำหรับอินเทอร์รัปต์ ที่มีความสำคัญต่ำ แต่ถ้าไม่ได้จัดลำดับความสำคัญ การทำอินเทอร์รัปต์ จะเป็นไปตามตารางที่ 2.1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

INTERRUPT	PRIORITY LEVEL
1. IE0	High Priority
2. TF0	
3. IE1	
4. TF1	
5. Serial	

ตารางที่ 2.1 แสดงลำดับความสำคัญของการทำอินเทอร์รัปต์

สำหรับการทำอินเทอร์รัปต์ นั้น ตัว MCS-51 ได้กำหนดแอดเดรสหน่วยความจำของโปรแกรมบริการของแต่ละอินเทอร์รัปต์ ดังตารางที่ 2.2

INTERRUPT	ADDRESS (HEX )
IE0	0003
TF0	000B
IE1	0013
TF1	001B
Serial	0023

ตารางที่ 2.2 แสดงตำแหน่งของโปรแกรมบริการอินเทอร์รัปต์แต่ละชนิด

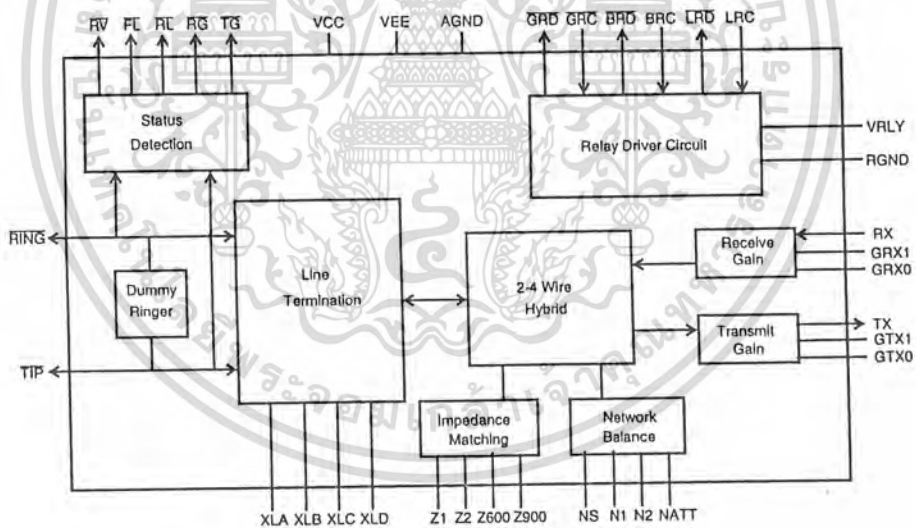
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การคำนวณและการสร้าง

3.1 ภาค Line Interface & Detect Ring

ภาค Line Interface นี้ใช้ไอซีเบอร์ MH 88632 ผลิตโดยบริษัท Mitel Corporation ซึ่งบรรจุอยู่ในแพคเกจขนาด 40 ขา สามารถใช้ไฟเลี้ยง ( Power Supply ) ขนาด 5 โวลต์ ซึ่งทำหน้าที่เป็น Interface Circuit ระหว่างชุมสายโทรศัพท์และอุปกรณ์ต่างๆ ของระบบ สำหรับเพื่อใช้งานด้าน วงจรเสียง และ ส่วนของสัญญาณควบคุม ( Singnalling Link ) โดยจะทำหน้าที่ แปลงวงจรระหว่าง 2 Wire กับ 4 Wire สามารถเปลี่ยนแปลง อินพุตอิมพีแดนซ์ได้ เป็น 600 โอห์ม หรือ 900 โอห์ม และยังสามารถ กำหนดอัตราขยาย ( Gains ) ได้

3.1.1 โครงสร้างของไอซี MH 88632



รูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมโครงสร้างภายในของไอซี MH 88632

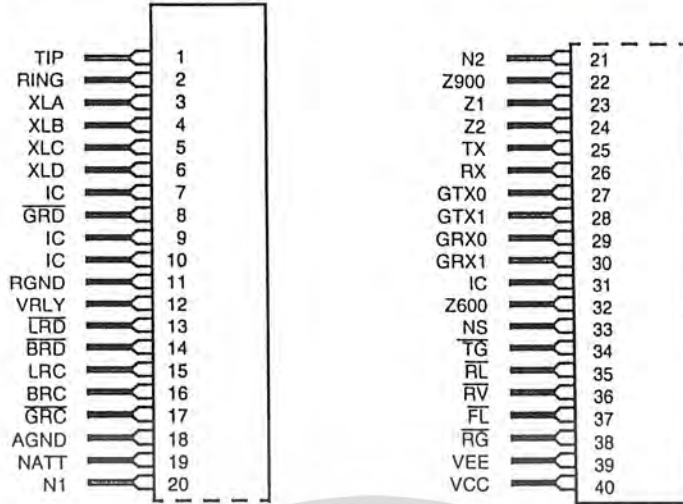
จากรูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรม แต่ละส่วนของ MH 88632 ซึ่งประกอบด้วย ส่วนที่สำคัญต่างๆ คือ Loop Terminal , 2-4 Wire Hybrid , Status Detection และ Loop Relay

Driver

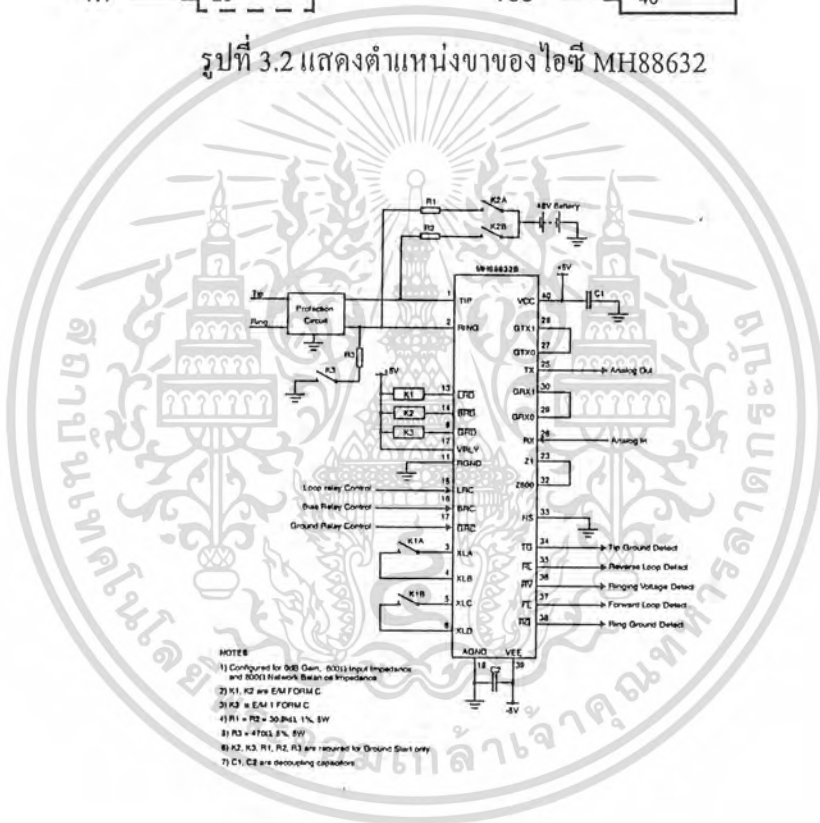
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง

## 3.1.2 การนำไปใช้งาน



รูปที่ 3.2 แสดงตำแหน่งขาของไอซี MH88632



รูปที่ 3.3 แสดงการต่อไอซี MH 88632

จากรูปที่ 3.2 จะเห็นได้ว่าไม่ต้องใช้อุปกรณ์ภายนอกมากนัก สามารถต่อขาต่างๆ ของไอซีมาใช้งานได้เลย มีดังนี้ คือ :-

- ขา 1 (Tip) และขา 2 (Ring) เป็นขาสำหรับต่อเข้ากับสายโทรศัพท์
- ขา 13 (LRD) เป็นขาที่ใช้ขับให้ Relay K1 ทำงานสำหรับการรับสายโดย

การควบคุมจากขา 15 (LRC) ซึ่งเป็น Loop Relay Control

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ขา 22 (Z900) ขา 23 (Z1) และขา 32 (Z600) ใช้สำหรับกำหนดอินพุต อิมพีแดนซ์ ถ้าเป็น 600 โอห์ม ใช้ขา 23 ต่อกับขา 32 หรือถ้า 900 โอห์ม ใช้ขา 22 ต่อกับขา 23
- ขา 25 (Tx) เป็น Audio Out และขา 26 (Rx) เป็น Audio In ทำหน้าที่รับ ส่งสัญญาณเสียง ซึ่งสามารถกำหนดอัตราขยายได้ โดยการต่ออุปกรณ์เพิ่ม ที่ขา 28 (GTX1) และขา 30 (GRX1)
- ขา 36 (RV) เป็น Ring Detect ทำหน้าที่ส่งสัญญาณพัลส์ ตามจังหวะของ สัญญาณกระดิ่ง และนำมาต่ออุปกรณ์เพิ่มเติม เพื่อส่งให้ Relay K1 ที่ขา 13 ทำงาน

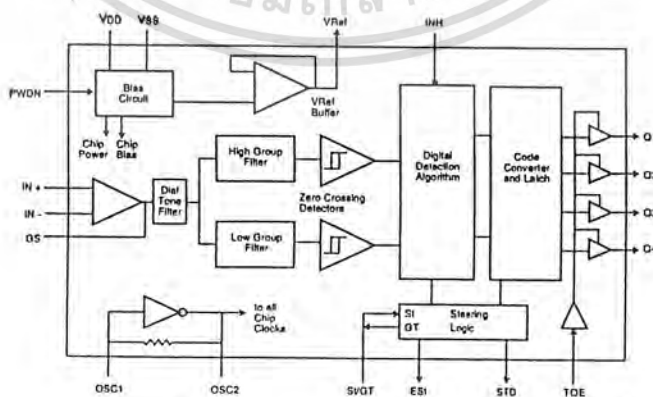
### 3.2 ภาคถอดรหัสสัญญาณ DTMF

#### 3.2.1 บทนำ

สำหรับการถอดรหัสสัญญาณโทรศัพท์ เราเลือกใช้ไอซีสำเร็จรูปเบอร์ MT 8870 ในการถอดรหัสสัญญาณ DTMF เนื่องจากเป็นไอซีที่หาได้ง่าย และมีประสิทธิภาพดี เป็นที่นิยมใช้แพร่หลาย

รายละเอียดของ ไอซีเบอร์ MT 8870 :-

- คุณสมบัติของ MT 8870 เป็นตัวรับและถอดรหัสความถี่ DTMF (DTMF Receiver & Decoder)
  - กินไฟน้อย ใช้ไฟเลี้ยงระดับเดียวกับ TTL
  - สามารถปรับการ์ดไทม์ (Guard Time) ได้
  - สามารถตั้งอัตราขยายภายในตัวไอซีได้
  - เป็นไอซีคุณภาพสูง
- โครงสร้างของ MT 8870



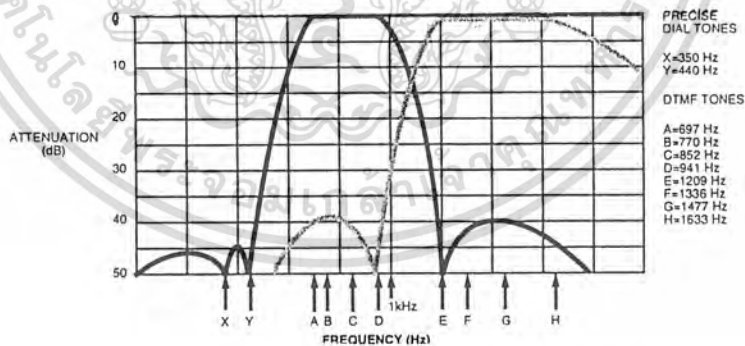
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับรูปที่ 3.4 แสดงโครงสร้างภายในของ MT8870 ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้นคว้าวิจัยต่างๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โครงสร้างภายในของ MT 8870 ประกอบไปด้วย วงจรความถี่และวงจรถอดรหัส ฟังก์ชันทางดิจิทัลเป็นไอซีที่สร้างโดยใช้เทคโนโลยี ISO<sup>2</sup> - CMOS ในส่วนของวงจรรองความถี่ ใช้เทคนิคของสวิทช์คาปาซิเตอร์ฟิลเตอร์ สำหรับกรองความถี่สูงและต่ำ ส่วนวงจรถอดรหัสใช้เทคนิคการนับทางดิจิทัล เพื่อตรวจจับ และถอดรหัสทั้ง 16 ความถี่ออกเป็นเลขฐาน 2 ขนาด 4 บิต และเชื่อมช่วงเวลาที่สำคัญเข้ามา ส่วนภาคอินพุตเป็นแอมป์ ซึ่งสามารถปรับอัตราขยายได้โดยด้อยกับอุปกรณ์ภายนอกเอาต์พุตเป็นวงจรถอดรหัส 3 สถานะ ภายในโครงสร้างของ MT 8870 จะประกอบไปด้วยส่วนสำคัญ 5 ส่วน คือ :-

- ภาคกรองความถี่ (Filter Section)
- ภาคถอดรหัส (Decoder Section)
- ภาคตรวจสอบสัญญาณ (Steering Circuit)
- ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง (Differential Input)
- ภาคกำเนิดความถี่ (Oscillator)

### 3.2.2 ภาคกรองสัญญาณความถี่

ในส่วนนี้จะแยกสัญญาณ DTMF ที่เข้ามาออกเป็น 2 กลุ่มความถี่ คือ ช่วงความถี่สูงและช่วงความถี่ต่ำ โดยใช้วงจรรองความถี่ผ่านอันดับ 6 ชนิด สวิทช์คาปาซิเตอร์ (Six-Order Switched Capacitor Band Pass Filter) ซึ่งความถี่ที่แยกได้มี 2 ช่วงคือ ช่วงความถี่สูงและช่วงความถี่ต่ำ



รูปที่ 3.5 แสดงภาคกรองสัญญาณความถี่

### 3.2.3 ภาคถอดรหัส

ความถี่ DTMF ที่ถูกกรองเรียบร้อยแล้ว จะผ่านเข้ามาวงจรถอดรหัสความถี่ออกเป็นตัวเลข โดยใช้เทคนิคการนับแบบดิจิทัลและมีการตรวจสอบความถี่ที่เข้ามาว่าเป็นความถี่ในช่วงที่ DTMF ต้องการหรือไม่ เพื่อป้องกันความถี่อื่นเข้ามาผสม เพื่อตรวจสอบว่าความถี่นั้นถูกต้องไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ลดแปลงเนื้อหาและต้องวางอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้ สัญญาณที่ขา Est (Early steering) หรือขา 16 ก็จะถูกแยกที่ฟ

### 3.2.4 ภาคตรวจสอบสัญญาณ

ก่อนที่จะมีการถอดรหัสความถี่ออกไปที่เอาต์พุต จะมีการตรวจสอบช่วงความถี่ที่เข้ามาว่ามีระยะเวลาตามที่กำหนดหรือไม่ โดยสังเกตจากระยะเวลากการกดปุ่มโทรศัพท์ ซึ่งต้องกดปุ่มโทรศัพท์ ให้มีความถี่ออกมาเป็นช่วงเวลาพอสมควร มิฉะนั้นวงจรส่วนนี้จะได้รับโดยถือว่าสัญญาณนั้น ไม่ถูกต้อง ส่วนช่วงเวลาขาเข้าใดสามารถตั้งได้โดยใช้ RC ต่อภายนอกสัญญาณขา Est จะเป็น "High" นานใกล้เคียงกับระยะเวลาที่มีความถี่ DTMF เข้ามา ทำให้ VC สูงขึ้นตัวเก็บประจุ VC จะคายประจุทำให้แรงดัน VC สูงขึ้นถึงค่าเทรชโฮลด์ วงจรถอดรหัสจึงจะถอดรหัสออกเป็นตัวเลขขนาด 4 บิต รายละเอียดในการทำงานดูได้จากแผนภูมิเวลาหรือไทมิงไดอะแกรม (Timing Diagram) จะเข้าใจได้ง่ายสำหรับการ์ดโทม (Gardtime) นั้นหมายถึง ช่วงคาบเวลาของความถี่เข้ามา ซึ่งจะต้องนานเท่ากับหรือมากกว่าช่วงเวลาที่เราตั้งไว้ จึงจะได้รับการยอมรับสัญญาณความถี่นั้นถูกต้อง หรือพูดได้ว่าเวลาที่เรากำหนดไว้โดย RC ก็คือการ์ดโทมนั่นเอง ถ้าสัญญาณความถี่เข้ามาสั้นกว่าก็ จะไม่มีการถอดรหัสเป็นตัวเลขออกไป

### 3.2.5 ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง

วงจรส่วนอินพุตของ MT 8870 เป็นภาคขยายออปแอมป์ ที่สามารถปรับตัวอัตราขยาย โดยต่อวงจรภายนอกเพิ่มเข้าไปดังรูปที่ 3.6 ซึ่งสามารถคำนวณอัตราขยายความแตกต่างของอินพุต และอิมพีแดนซ์ได้ดังนี้

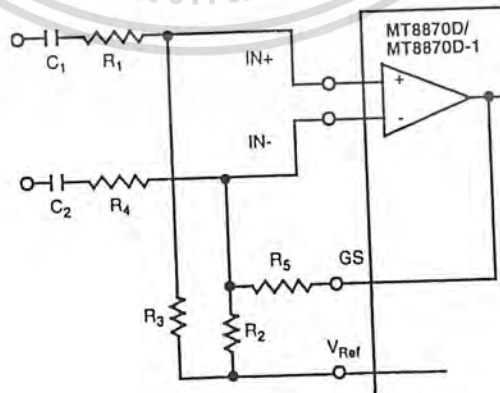
$$R_3 = \frac{R_2 \times R_5}{R_2 + R_5}$$

อัตราขยาย

$$A_{v \text{ dif}} = R_5 / R_1$$

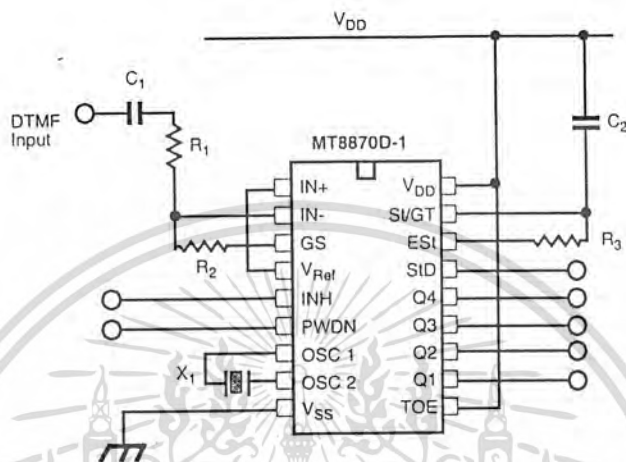
อินพุตอิมพีแดนซ์

$$(Z_{idif}) = 2\sqrt{(R_1)^2 + (1/\omega C)^2}$$



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการ **รูปที่ 3.6 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุต** ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สำหรับวงจรการต่อใช้งานที่กำหนดค่าต่าง ๆ มาโดยเฉพาะการทำงานสำหรับวงจรการถอดรหัส DTMF นั้นเมื่อผู้เรียกกดเลขหมาย หลังจากได้รับการตอบรับเรียบร้อยแล้วสัญญาณความถี่สองความถี่ที่ผสมกันมา จะเข้าสู่วงจรการถอดรหัส DTMF เบอร์ MT 8870 ถอดรหัสแล้วจะได้เอาต์พุตออกมาเป็น 4 บิต แล้วส่งไปส่วนควบคุมต่อไป



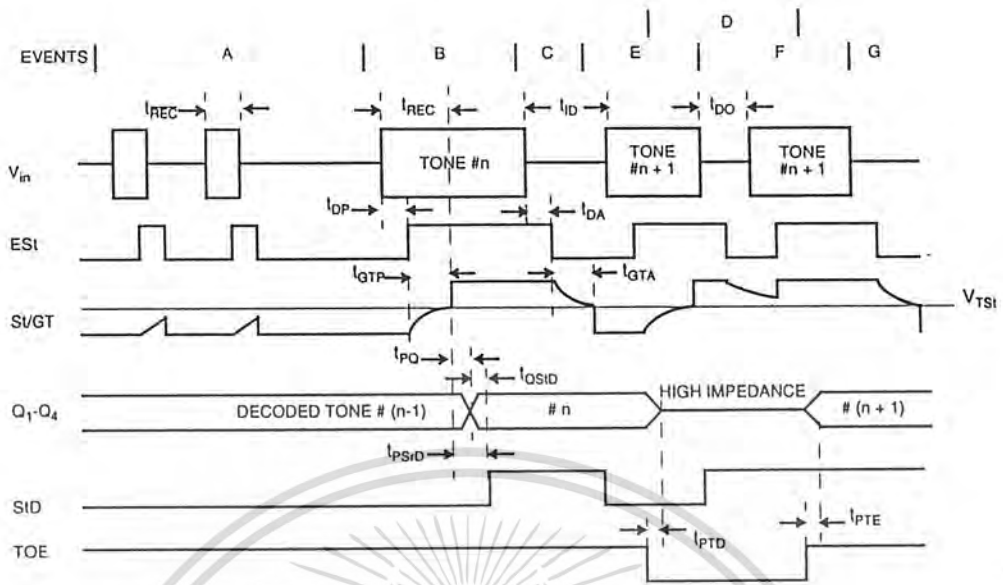
รูปที่ 3.7 แสดงวงจรถอดรหัส DTMF

### 3.2.6 ขั้นตอนการทำงาน

เพื่อให้ทราบถึงรายละเอียดต่าง ๆ ในการทำงาน และหน้าที่ของขาต่าง ๆ ของ MT 8870 ในการต่อเข้าเป็นระบบเชื่อมโยงกับส่วนอื่น ๆ สามารถที่จะอธิบายด้วยแผนภูมิเวลาข้างล่างนี้

- A - ตรวจพบความถี่เข้ามา แต่คาบเวลาไม่ถูกต้อง เอาต์พุตไม่เปลี่ยน
- B - ความถี่ #n ถูกตรวจพบและมีคาบเวลาที่ถูกต้องความถี่ถูกถอดรหัสและเลขรหัสไว้ที่เอาต์พุต
- C - ช่วงความถี่ #n ช่วงห่างถูกต้องเอาต์พุตยังคงเลขรหัสอยู่นกว่าจะได้รับ ความถี่ที่ถูกต้องใหม่
- D - เอาต์พุตเปลี่ยนเป็น High Impedance
- E - ความถี่ #n+1 ถูกตรวจพบคาบเวลาถูกต้องความถี่ถูกถอดรหัสและเลขรหัสไว้
- F - ความถี่ #n+1 หายไปช่วงห่างไม่ถูกต้อง เอาต์พุตยังคงเลขรหัสอยู่

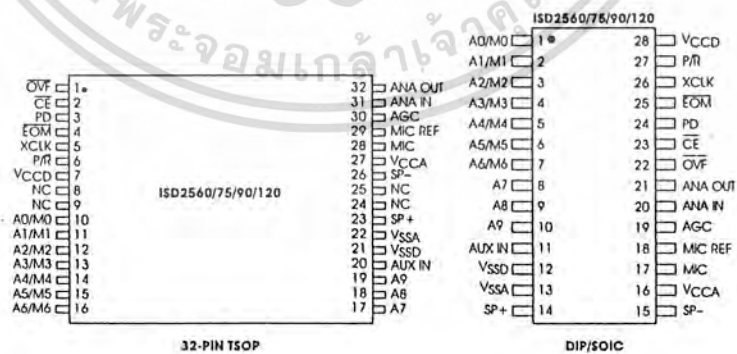
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเท่านั้น ห้ามมิให้คัดลอกหรือเผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาต  
ไม่ว่าในรูปแบบใดก็ตาม หากมีการนำข้อมูลไปใช้โดยไม่ได้รับอนุญาตจะถือว่าผิดกฎหมาย



รูปที่ 3.8 แสดงขั้นตอนการทำงานของ MT 8870

### 3.3 ภาคบันทึกเสียงพูด

ภาคบันทึกเสียงพูดจะใช้ไอซีบันทึกเสียงเบอร์ ISD2590 ซึ่งผลิตโดยบริษัท ChipCorder มีคุณสมบัติสามารถบันทึกเสียงและเล่นกลับได้ภายในตัวเอง เมื่อไม่มีไฟเลี้ยงก็ยังสามารถเก็บข้อมูลไว้ได้ การบันทึกเสียงนั้นอาศัยเทคโนโลยีการบันทึกเสียงทางอนาล็อก ซึ่งมีส่วนประกอบที่ทำหน้าที่เก็บข้อมูลไว้ภายในที่เรียกว่า Nonvolatile Memory สามารถบันทึกเสียงได้นาน 90 วินาที รูปร่างและลักษณะการจัดเรียงขาของไอซี ISD2590 แสดงไว้ในรูปที่ 3.9



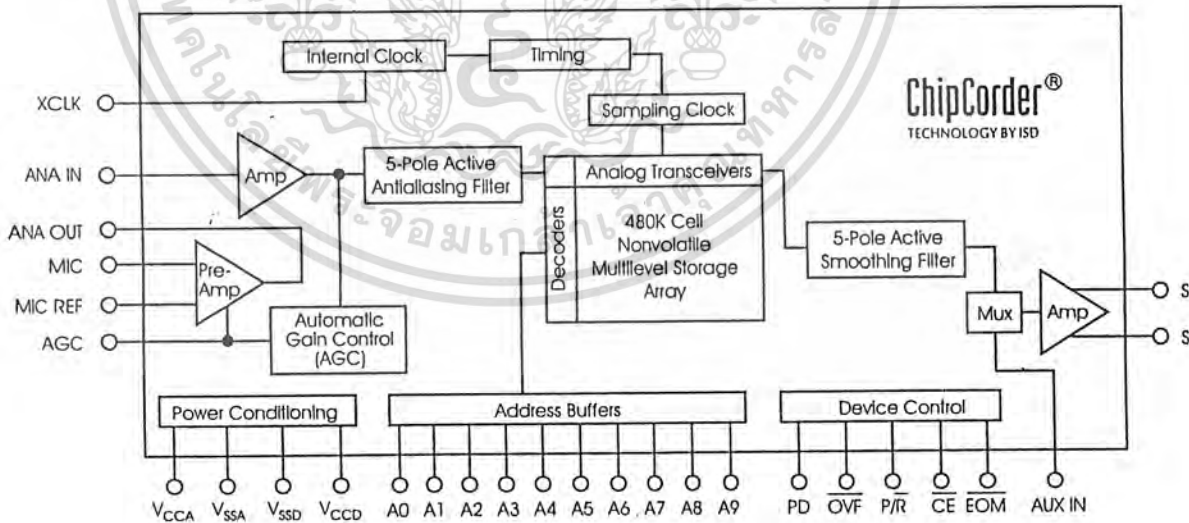
รูปที่ 3.9 แสดงตำแหน่งขาต่างๆ ของ ไอซี ISD 2590

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### คุณสมบัติทั่วไปของ ISD2590

- เพียง ไอซีตัวเดียวก็สามารถบันทึกและเล่นกลับได้ง่ายดาย
- ไม่ต้องพัฒนาระบบอื่นขึ้นมาเสริมเพื่อการใช้งาน
- ให้เสียงตอบสนองที่ใกล้เคียงเสียงต้นฉบับ
- สามารถควบคุมโดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์
- มีระยะเวลาในการบันทึกเสียงนาน 90 วินาที
- สามารถต่อแคสเคดกันเพื่อขยายระยะเวลาการบันทึกเสียงได้โดยตรง
- ปิดการทำงานอัตโนมัติเมื่อไม่มีการบันทึกหรือเล่นกลับนานเกินไป
- มีวงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาในตัว
- มีวงรอบการบันทึกใหม่ได้ถึง 100,000 ครั้ง

โครงสร้างภายในของไอซี ISD2590 แสดงดังบล็อกไดอะแกรมรูปที่ 3.10 ภายในประกอบด้วย วงจรกำเนิดความถี่ วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ วงจรขยายสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน วงจรเก็บข้อมูลสัญญาณเสียง ซึ่งเป็นหน่วยความจำที่ไม่จำเป็นต้องมีไฟเลี้ยงตลอดเวลา และหน่วยความจำนี้ สามารถลบแล้วบันทึกใหม่ได้



รูปที่ 3.10 แสดงโครงสร้างภายใน ไอซี ISD 2590

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไมอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## รายละเอียดของขาอุปกรณ์

### ● Microphone Input (MIC)

ขา 17 จะรับสัญญาณอินพุตที่ผ่านเข้ามายังไมโครโฟนแล้วส่งผ่านสัญญาณเข้าสู่วงจรปรีแอมป์ที่ประกอบอยู่ในตัวไอซี ภายในประกอบด้วยวงจรมอดูเลชันอัตราขยายอัตโนมัติ (AGC) โดยวงจรนี้จะทำหน้าที่ควบคุมอัตราขยายของวงจรปรีแอมป์ให้มีการขยายอยู่ในช่วง  $-15$  ถึง  $24$  เดซิเบล ไมโครโฟนจากภายนอกจะถูกขับป้อนผ่านตัวเก็บประจุในลักษณะอนุกรมกับขา 17 ค่าความจุของ Capacitor จะกำหนดโดยค่านึงถึงค่าความต้านทานภายในของไอซี ( $10 \text{ kohm}$ ) เพื่อทำให้เกิดการตัดออฟที่ความถี่ต่ำ

### ● Microphone Reference Input (MIC REF)

ขา 18 นี้ จะต่อเข้ากับกราวด์ อะนาล็อก ( $V_{ssa}$ ) โดยต่ออนุกรมกับตัวเก็บประจุเพื่อทำหน้าที่กำจัดสัญญาณรบกวนทางอินพุตขา 17 และเพื่อให้เกิดการชดเชยทางด้านสัญญาณรบกวนให้ต่ำกว่า  $10$  เดซิเบล

### ● Analog Output (ANA OUT)

ขา 20 จะรับสัญญาณผ่านวงจรปรีแอมป์ออกมาทางขา 21 โดยผ่านตัวเก็บประจุขับป้อนภายนอกขับป้อนสัญญาณเข้าที่ขา 20 นี้ เพื่อผ่านสัญญาณเข้าไปทำการบันทึกไว้ภายในตัวเก็บประจุขับป้อนภายนอกนี้จะต้องสัมพันธ์กับค่าความต้านทานภายในค่า  $3 \text{ kohm}$  ซึ่งเป็นอินพุตอิมพีแดนซ์เพื่อจะให้เป็นวงจรกรองความถี่ต่ำแบบคัตออฟ

### ● Automatic Gain Control Input (AGC)

ขา 19 เป็นอินพุตเพื่อควบคุมอัตราขยายของปรีแอมป์ไมโครโฟนทางด้านไดนามิก เพื่อให้เกิดความเหมาะสมกับระดับสัญญาณที่มีย่านความถี่กว้างมากของสัญญาณทางด้านอินพุตจากไมโครโฟน และเพื่อให้ระดับสัญญาณที่ทำการบันทึกมีความผิดเพี้ยนน้อยที่สุด ขา AGC นี้จะต่อรวมกับอุปกรณ์ RC เพื่อกำหนดค่าเวลาคงที่โดยค่าความต้านทานภายใน  $5 \text{ kohm}$  และจะต่อกับ C ภายนอกอีกตัวหนึ่งเพื่อผ่านลงกราวด์อะนาล็อก ค่าที่เหมาะสมบางครั้งกำหนดไว้ที่  $R=470k$ ,  $C=4.7 \text{ uF}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- **Speaker Outputs (SP +,/SP-)**

ขา 14,15 เป็นขาเอาต์พุตออกลำโพง ในไอซีจะมีวงจรสัญญาณความแตกต่างออกสู่ลำโพงซึ่งมีความสามารถในการขับลำโพงเอาต์พุตได้ 50 mW ที่โหลดลำโพง 16 ohm ขา o/p นี้ไม่สามารถต่อขนานกันหลายตัวได้ในกรณีที่ต่อคาสเคสกันหลายตัว

- **Power Down Input (PD)**

ขา 24 ในขณะที่ไม่มีการบันทึกหรือเล่นกลับ ที่ขา PD จะมีสถานะเป็น "1" ก็จะเป็นการรักษาระดับการสิ้นเปลืองกำลังงานในระดับต่ำมาก ๆ แต่เมื่อขา VOF มีสถานะเป็น "0" ที่แสดงถึงการเล่นกลับสิ้นสุดลงปรากฏขึ้น ขา PD ปกติจะเป็น "1" อยู่ในขณะนั้นก็จะถูกรีเซ็ตและจะเริ่มกระบวนการบันทึกหรือเล่นกลับใหม่อีกครั้ง

- **Chip Enable Input (CE)**

ขา 23 ขา CE จะต้องได้รับสัญญาณพัลส์ "0" เพื่อทำการเกิดการเปลี่ยนแปลงระหว่างการเล่นกลับและการบันทึก ที่ขาแอดเดรสอินพุตและขา P/R อินพุตจะถูกแลตซ์จากพัลส์ขอบขาของพัลส์ที่ขา CE

- **Playback/Record Input (P/R)**

ขา 27 เมื่อขาอินพุตควบคุมการเล่นกลับและบันทึกได้รับพัลส์ "1" จะเป็นวงรอบของการเล่นกลับ และถ้าเป็นพัลส์ "0" จะเป็นการเลือกวงรอบการบันทึก ถ้าหากได้รับพัลส์ที่ขอบขาของขา CE จะเป็นการแลตซ์อินพุตที่ขา P/R

- **Address/Mode Inputs (AO-A9/M0-M6)**

ขา 1-10 ขาแอดเดรสและโหมดอินพุตจะมีอยู่สองฟังก์ชันที่อยู่กับระดับสอง MSB ของแอดเดรส ถ้าแอดเดรสใดแอดเดรสหนึ่งของสอง MSBS เป็น "0" อินพุตก็จะมาปรากฏที่แอดเดรสบิตทั้งหมดและใช้เป็นแอดเดรส เริ่มต้นสำหรับวงรอบการบันทึกและเล่นกลับ และขาดแอดเดรสจะเกิดการแลตซ์ โดยขอบขาของพัลส์ที่ขา CE และถ้า MSBS มีสถานะเป็น "1" ขาดแอดเดรส/โหมดอินพุตจะมาขึ้นอยู่ที่โหมดบิตทั้งหมดและเกิดการแลตซ์เมื่อพัลส์ขอบขาปรากฏที่ขา CE

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- **External Clock Input (XCLK)**

ขา 26 เป็นขารับสัญญาณนาฬิกาภายนอกเพื่อกำหนดค่าความถี่สัญญาณนาฬิกาในการสุ่มสัญญาณ แต่โดยปกติได้ระบุไว้ว่าสัญญาณนาฬิกาการสุ่มสัญญาณกำหนดไว้ภายในแล้วซึ่งจะไม่ขึ้นกับอุณหภูมิภายนอกหรือย่านแรงดันไฟเลี้ยงที่ไม่คงที่การใช้งานปกติแล้วจะต่อขา 25 นี้ เข้ากับกราวด์ของไฟเลี้ยง

- **End-Of-Message/Run Output (EOM)**

ขา 25 เป็นส่วนของอุปกรณ์ non-volatile ภายในตัวไอซีที่จะใช้กำหนดหรือระบุการสิ้นสุดของการเก็บข้อมูลที่ทำการบันทึกขา  $\overline{\text{EOM}}$  นี้จะให้เอาต์พุตออกมาเป็น “0” เมื่อข้อมูลที่ถูกบันทึกอยู่ถูกเล่นกลับออกมาหมดแล้ว

- **Overflow Output (OVF)**

ขา 22 สัญญาณพัลส์ “0” จะปรากฏออกมาทางขาเอาต์พุตนี้เพื่อเป็นการแสดงว่าสิ้นสุดการเล่นกลับหรือหน่วยความจำภายในตัวไอซีได้ถูกอ่านออกมาหมดแล้วและจะแสดงเป็นสภาวะหยุดการเล่นกลับ พัลส์เอาต์พุตจากขา  $\overline{\text{OVF}}$  นี้จะจ่ายให้กับขา  $\overline{\text{CE}}$  อินพุตจนกว่าขา  $\overline{\text{OVF}}$  จะได้รับพัลส์เพื่อทำการรีเซ็ต และเริ่มวงรอบการเล่นกลับใหม่อีกครั้ง พัลส์ที่ขา  $\overline{\text{OVF}}$  นี้สามารถใช้ในการเริ่มต้นการทำงานของ ISD25XX ในตัวถัดไปได้เมื่อถูกต่อคาสเคดกันอยู่หลายตัว

- **Auxiliary Input (AUX IN)**

ขา 11 จะเป็นขารับอินพุตจากภายนอก ซึ่งเป็นการมัลติเพล็กซ์สัญญาณผ่านออกไปทางเอาต์พุตของวงจรขยายภายในและขับออกสู่ขาเอาต์พุตลำโพง โดยขั้นตอนการทำงานนี้จะเกิดขึ้นเมื่อขา  $\overline{\text{CE}}$  มีสถานะเป็น “1” วงรอบของการเล่นกลับก็จะสิ้นสุดลง หรือเมื่อสัญญาณที่บันทึกไว้ถูกเล่นกลับจนหมดสิ้นแล้วมีการต่อคาสเคด ISD25XX กันหลาย ๆ ตัวขา AUX IN จะถูกใช้ต่อเข้ากับสัญญาณเล่นกลับที่ออกมาจากขาเอาต์พุตลำโพงของตัวก่อนหน้าหรือจากตัวอันดับแรก

- **Voltage Inputs (Vcca, Vccd)**

ขา 16 และ 28 เป็นขารับแรงดันที่จะต้องแยกกันต่างหากระหว่างขารับแรงดันของวงจรอะนาล็อกและวงจรดิจิทัล ที่ประกอบอยู่ภายในตัวไอซีแล้ว ขารับแรงดันต้องการแรงดันไฟเลี้ยง +5 โวลต์ และต้องเป็นแรงดันไฟเลี้ยงที่มีสัญญาณรบกวนต่ำมาก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### ● Ground Inputs (Vssa, Vssd)

ขา 12 และ ขา 13 โดยคุณสมบัติของไอซีในตระกูล ISD25XX จะมีการแยกกันระหว่างกราวด์ของสัญญาณอะนาล็อก และกราวด์ของสัญญาณดิจิทัล ขากราวด์ทั้งสองนี้จะถูกต่อและปิดไว้ภายในตัวถังบรรจุของไอซี การใช้งานขากราวด์ทั้งสองจะเลือกต่อกับกราวด์ของเพาเวอร์ซัพพลายในส่วนที่มีค่าอิมพีแดนซ์ต่ำ เพื่อไม่ต้องการให้เกิดค่าแรงดันที่แตกต่างกันระหว่างกราวด์ทั้งสอง

### โหมดการทำงาน (Operation Mode)

ISD 2590 ได้รับการออกแบบให้ภายในบรรจุโหมดการทำงานหลาย ๆ โหมดเพื่อใช้งานร่วมกับส่วนประกอบอื่น ๆ

โหมดการทำงานเหล่านี้ได้อธิบายรายละเอียดข้างล่างนี้ ISD 2590 จะใช้ขา address แทนโหมดการทำงาน โดยมีบิตที่สำคัญที่สุด (MSBs) คือ high ส่วนสัญญาณแอดเดรสส่วนที่เหลือจะถูกแปลงเป็นโหมดบิตและNOT จะถูกแปลงเป็นแอดเดรสบิตเพราะฉะนั้นโหมดการทำงานและแอดเดรสโดยตรงของ ISD 2590 จะไม่สอดคล้องกันและไม่สามารถที่จะใช้งานพร้อมกันได้สำหรับโหมดการทำงานจะต้องพิจารณาส่วนสำคัญ 2 อย่างด้วยกันคืออย่างแรกการเริ่มต้นการทำงานจะต้องเริ่มที่ address 0 ซึ่งเป็นแอดเดรสว่างของ ISD 2590 ต่อจากนั้นจึงสามารถเริ่มต้นที่ตำแหน่งแอดเดรสอื่น ๆ ได้ขึ้นอยู่กับทางเลือกโหมดการทำงานนอกจากนั้นตัวรีเซ็ตแอดเดรสจะถูก reset ไปที่ 0 เสมอเมื่ออุปกรณ์ถูกเปลี่ยนจากการบันทึกไปเป็นการเล่นกลับและจากการเล่นกลับไปเป็นการบันทึก (ยกเว้นโหมด M6) หรือเมื่อ Power Down Cycle จะถูกทำให้ทำงานอย่างที่สองโหมดการทำงานเมื่อ  $\overline{CE}$  เป็น LOW และ MSBs ทั้งสองเป็น High โหมดการทำงานนี้จะยังคงทำงานอยู่จนกว่าสัญญาณต่อไปของ  $\overline{CE}$  เป็น LOW ที่แอดเดรสปัจจุบัน mode level ถูกสุ่มตัวอย่างและทำให้ทำงาน

### การอธิบายโหมดการทำงาน (Operational Mode Description)

โหมดการทำงานสามารถต่อร่วมกับไมโครคอนโทรลเลอร์ได้หรือสามารถใช้เป็น Hard-Wire ให้กับการทำงานของระบบที่เราต้องการได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โหมดควบคุม	หน้าที่	การใช้	ต่อใช้ร่วมกับ
M0	message cueing	ข้อความเคลื่อนที่ไปข้างหน้าอย่างรวดเร็ว	M4,M5,M6
M1	delete EOM Markers	ตำแหน่ง EOM marker ที่ถูกลบของข้อความที่แล้ว	M3,M5,M6
M2	non applicable	สำรอง	MA
M3	looping	การเล่นกลับแบบต่อเนื่องจากแอดเดรส 0	M1,M5,M6
M4	connective Addressing	บันทึก/เล่นติดต่อกันหลายข้อความ	M0,M1,M5
M5	CE level-activated	ยอมให้หยุดข้อความ	M0,M1,M3 M4
M6	push-bottom control	อินเตอร์เฟสกับอุปกรณ์อื่น	M0,M1,M3

ตารางที่ 3.1 แสดงโหมดการทำงานของ IC ISD 2590

● **M0-Message cueing**

Message cueing ยอมให้ผู้ใช้งานสามารถข้ามผ่านข้อความ โดยที่ไม่ต้องรู้ถึง Physical address ที่แท้จริงของแต่ละข้อความ ได้ CE low pulse แต่ละ pulse เป็นเหตุที่ทำให้ตัวชี้ตำแหน่งแอดเดรสภายในข้ามผ่านไปยังตัวข้อความตัวต่อไป โหมดนี้ควรจะใช้สำหรับการเล่นกลับเท่านั้นและใช้ร่วมกับโหมดการทำงาน M4

● **M1-Delete EOM Markers**

โหมดการทำงาน M1 จะยินยอมให้ข้อความที่ได้รับการบันทึกตามลำดับรวมกันให้กลายเป็นข้อความๆ เดียวได้โดยเพียงตั้ง EOM Markers ที่ปลายข้อความที่นำมารวมกัน

● **M2-Unused**

เมื่อโหมดการทำงาน โหมดนี้ถูกเลือกใช้ขา M2 จะต้องเป็น LOW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

● **M3-Message Looping**

โหมดการทำงาน M3 ใช้สำหรับการเล่นกลับซ้ำอย่างต่อเนื่องแบบอัตโนมัติของข้อความที่อยู่ตำแหน่งเริ่มต้นของแอดเดรสว่างเมื่อข้อความ CAN บรรจุลงใน ISD 2590 อย่างสมบูรณ์แล้ว ISD 2590 จะลูบจากจุดเริ่มต้นไปจุดสุดท้ายโดยที่  $\overline{OVF}$  ไม่เป็น LOW

● **M4-Consecutive Addressing**

ระหว่างการทำงานในขณะปกติ ตัวชี้แอดเดรสจะรีเซ็ตเมื่อข้อความถูกเล่นผ่านไปที่  $\overline{EOM}$  marker โหมดการทำงาน M4 จะกีดกันการรีเซ็ตของตัวชี้แอดเดรสบน  $\overline{EOM}$  และไม่ยอมให้ข้อความถูกเล่นกลับแบบเรียงลำดับ

● **M5-CE Level Activated**

Default mode สำหรับ ISD 2590 ใช้เพื่อทำให้  $\overline{CE}$  กลายเป็น edge-activated บนการบันทึกโหมดการทำงาน M5 จะเป็นเหตุที่ทำให้  $\overline{CE}$  ถูกแปลงไปเป็น level-activated เพื่อที่จะไม่ให้กลายเป็น edge-activated ระหว่างการเล่นกลับในโหมดนี้  $\overline{CE}$  low จะเริ่ม playback cycle,  $\overline{CE}$  high หยุด cycle และเมื่อเป็น  $\overline{CE}$  low อีกครั้งจะเริ่มการเล่นที่จุดที่ซึ่งข้อความถูกทำให้หยุด โดยที่ไม่ต้องทำการรีเซ็ตตัวชี้แอดเดรส

● **M6-Push-Button Mode**

ชุดอุปกรณ์ ISD 2590 บรรจุไปด้วยโหมดการทำงาน push-button โหมด push-button ขึ้นต้นถูกประยุกต์ใช้กับต้นทุนต่ำและถูกออกแบบมาเพื่อใช้ลดอุปกรณ์ ภายนอกและวงจรให้น้อยลงเป็นการช่วยลดราคาของระบบให้น้อยลง เพื่อที่จะจัดโครงสร้างของอุปกรณ์ในโหมดการทำงาน push-button บิตที่มีนัยสำคัญที่สุด 2 บิต (ขา 9 และขา 10) ต้องเป็น high และขาโหมด M6 (ขา 7) ต้องเป็น high ด้วยอุปกรณ์ที่ใช้ในโหมดนี้ power จะลดลงที่จุดปลายของการเล่นกลับแต่ละครั้งหรือตอนบันทึกภายหลัง  $\overline{CE}$  เป็น high เมื่อโหมดการทำงานนี้ถูกประยุกต์ใช้ขาต่าง ๆ บนอุปกรณ์มีหน้าที่ดังนี้

Pin name	หน้าที่ในโหมดการทำงาน push-button
ขา 23 CE	เริ่มต้นและหยุด push-button (low pulse activated)
ขา 24 PD	หยุดรีเซ็ต push-button (high pulse activated)
ขา 25 EOM	active-high run indicator

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้  
ตารางที่ 3.2 แสดงการทำงานของ โหมด Push-Button

- ขา 23 : CE (start/pause)

ในโหมดการทำงานแบบ push-button ขา CE จะทำงานเป็น LOW-going pulse activated start/pause signal ถ้าไม่ทำงาน LOW-going pulse บนสัญญาณนี้จะเริ่มการเล่นกลับหรือเริ่มการบันทึกตามระดับบนขา P/R พัลส์ต่อมาบนขา CE ก่อนจะถึง End of message ในตอนเล่นกลับหรือเกิดการ overflow จะเป็นเหตุให้อุปกรณ์หยุดทำงาน address counter จะไม่เริ่มรีเซตและ CE pulse อื่น ๆ จะเป็นเหตุที่ทำให้อุปกรณ์ทำงานต่อไปจากจุดที่ซึ่งมันถูกทำให้หยุด

- ขา 24: PD (stop/reset)

ในโหมดการทำงานแบบ push-button ขา PD จะทำงานเป็น HIGH-going pulse activated stop/reset signal HIGH-going pulse สามารถดูได้บน PD ในขณะที่ทำการเล่นกลับหรือบันทึก

- ขา 25: EOM (run)

ในโหมดนี้ EOM จะกลายเป็น active-HIGH run signal ซึ่งสามารถนำไปใช้เพื่อรับ LED หรือ อุปกรณ์ภายนอกอื่น ๆ มักจะเป็น HIGH เมื่อใดก็ตามที่มีการบันทึกหรือเล่นกลับ

**การบันทึกในโหมด push-button**

- 1) ขา PD ควรเป็น LOW โดยปกติจะใช้ pull down resistor
- 2) ขา P/R ทำให้เป็น LOW
- 3) ขา CE เป็น low เมื่อเริ่มการบันทึก EOM เป็น HIGH เพื่อที่จะแสดงการทำงาน
- 4) ขา CE เป็น low เมื่อหยุดการบันทึก EOM กลับไปเป็น low ตัวชี้แอดเดรสภายในจะไม่เคลื่อนที่ แต่ EOM marker จะถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำเพื่อที่จะชี้จุดสิ้นสุดของข้อความและขา P/R อาจจะเป็น HIGH เกิดขึ้นในขณะนั้นต่อมา CE จะเริ่มเล่นกลับที่แอดเดรส 0
- 5) ขา CE เป็น LOW การบันทึกเริ่มต้นที่แอดเดรสต่อไป EOM กลับไปเป็น HIGH (หมายเหตุ: ถ้าขาโหมดการทำงาน MI เป็น HIGH บิต EOM ที่ได้เขียนครั้งที่แล้วจะถูกลบและการบันทึกจะเริ่มต้นที่แอดเดรสนั้น)
- 6) เมื่อการบันทึกต่อ ๆ มาเสร็จสิ้นลง final CE pulse low จะสิ้นสุด record cycle ครั้งที่แล้ว

**การเล่นกลับในโหมด push-button**

- 1) ขา PD ควรจะเป็น LOW
- 2) ขา P/R เป็น HIGH
- 3) ขา CE เป็น LOW การเล่นกลับเริ่มต้น EOM เป็น HIGH เพื่อแสดงการทำงาน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่จัดทำขึ้นเพื่อการเรียนการสอนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดก็ตาม ผู้เขียนไม่รับหน้รับผิดชอบใดๆในกรณีที่เอกสารหรือข้อมูลที่มีการนำไปใช้

- 4) ถ้าขา CE เป็น LOW หรือ EOM marker กระทำอีกครั้งระหว่างการทำงานเมื่อ EOM กลับไปเป็น LOW ขา P/R อาจจะถูกทำให้เปลี่ยนไป
- 5) ขา CE เป็น LOW อีกครั้งการเล่นกลับจะเริ่มต้น
- 6) การเล่นกลับจะกระทำจากข้อ 4 และ 5 จนกว่า PD จะเป็น HIGH หรือเกิดการ overflow เกิดขึ้น
- 7) ถ้าเกิดการ overflow CE low จะรีเซ็ตตัวชี้แอดเดรสและจะเริ่มต้นการเล่นกลับจากจุดเริ่มต้นหลังจาก PD pulse

**หมายเหตุ** โหมด push-button สามารถต่อใช้ร่วมกับ โหมด M0, M1 และ M3 ได้

### การออกแบบชุดกำเนิดเสียง

จากทฤษฎีและคุณสมบัติของ ISD 2590 จะพบว่าในการใช้งานของ ไอซีบันทึกเสียงดังกล่าวนี้มีข้อดี คือ อุปกรณ์ต่อพ่วงมีน้อย จึงทำให้การออกแบบและการสร้างวงจรบันทึกเสียงไม่มีปัญหามากนัก รวมทั้งชุดบันทึกเสียงที่ใช้ไอซี ISD 2590 มีวงจรการทำงานที่ไม่ซับซ้อนและยุ่งยากมากเนื่องจากไอซีดังกล่าวถูกออกแบบมาเพื่อความสะดวกในการใช้งาน

#### ● การบันทึกเสียง

ในการบันทึกเสียงเริ่มจากการจัดขาแอดเดรสให้กับ ISD 2590 จากนั้นทำการบันทึกโดยจัดตำแหน่งของสวิทช์ต่างๆ ให้ถูกต้องแล้วทำการบันทึกเสียง เช่น พยางค์ “ หนึ่ง ” จะอยู่ที่แอดเดรส 00H หรือ พยางค์ “ สิบ ” จะอยู่ที่แอดเดรส 60H เป็นต้น

นอกจากนี้เมื่อทำการบันทึกเสร็จแล้วก็สามารถทดลองเล่นกลับได้ รวมทั้งเราสามารถที่จะบันทึกเสียงซ้ำได้ด้วย เมื่อต้องการเปลี่ยนข้อความใหม่ โดยต้องกำหนดแอดเดรสในข้อความนั้นๆ ให้ถูกต้องด้วยเช่นกัน

การบันทึกเสียงทดลองใน ISD 2590 สามารถกำหนดตามตำแหน่งต่างๆ โดยขึ้นอยู่กับข้อความหรือพยางค์ที่ใช้ในการทดลอง รวมทั้งการนำแอดเดรสต่างๆ ไปใช้ในการเขียน โปรแกรมด้วย

สำหรับการออกแบบวงจรบันทึกเสียงดังแสดงในรูปที่ 3.11

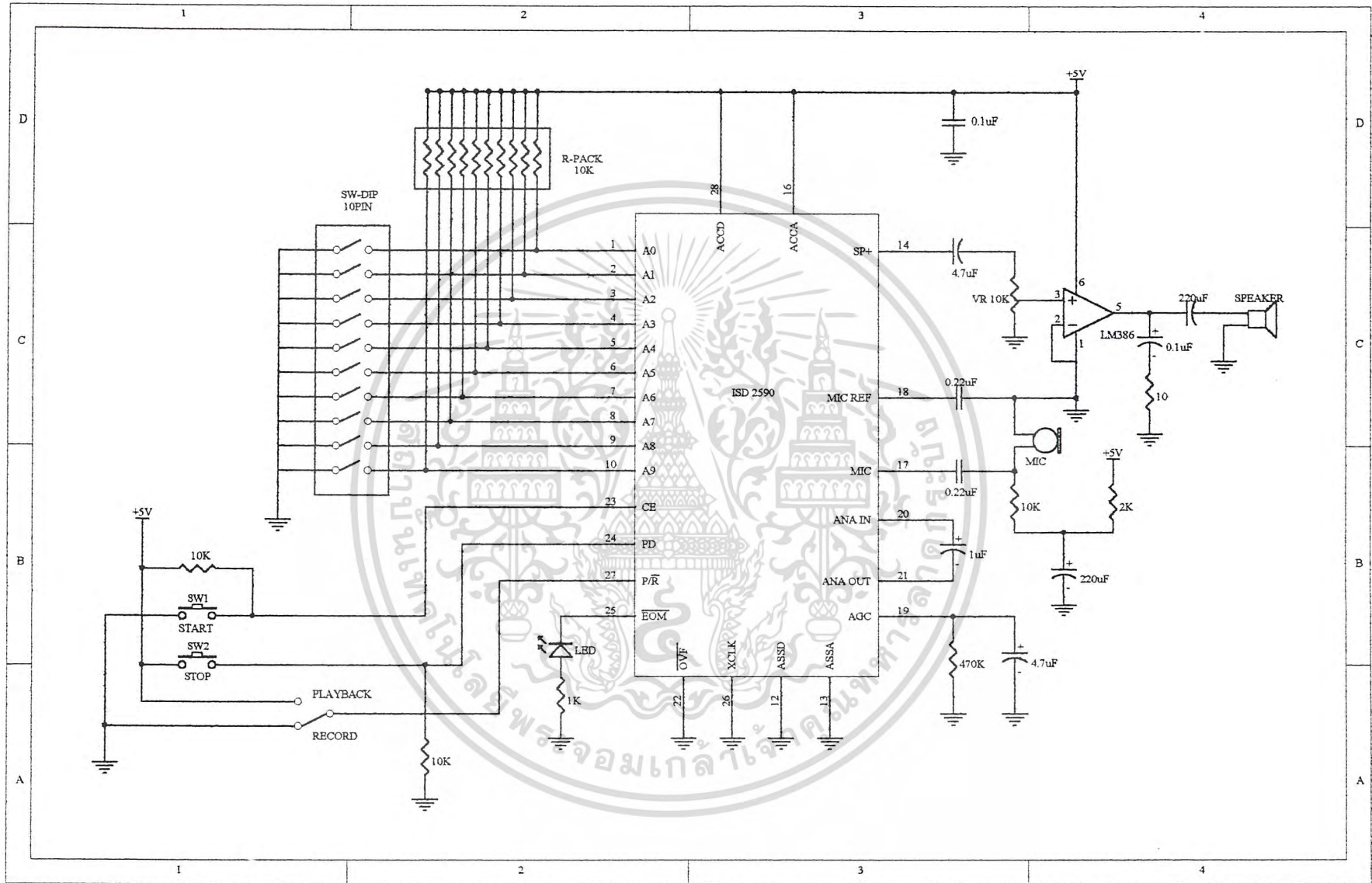
#### ● การกำหนดแอดเดรสในการบันทึกเสียง

ส่วนของการกำหนดแอดเดรสในการบันทึกเสียงสามารถแสดงได้ดังตารางต่อไปนี้ :-

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ADDRESS	ข้อความ
00	หนึ่ง
07	สอง
0E	สาม
15	สี่
1D	ห้า
26	หก
2F	เจ็ด
38	แปด
3F	ศูนย์
47	กค
4F	ทั้งหมด
58	เลือก
5E	ปิด
65	เปิด
6D	อื่น
76	องศา
7F	ยี่สิบ
87	ตั้ง
8E	อุณหภูมิ
97	สี่เหลี่ยม
A0	คอกจัน
AA	ช่องควบคุม
B6	ถ้าต้องการ
C2	กรุณาครบห้าผ่าน
D6	รหัสผิด โปรดกรหัสใหม่อีกครั้ง
F0	ออกจากโปรแกรม
FB	กดเครื่องหมาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ตารางที่ 3.3 แสดงการบันทึกเสียงใน ISD 2590  
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิเผยแพร่ข้อมูลและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.11 แสดงวงจรภาคบันทึกเสียงโดยใช้ ISD 2590

### 3.4 ภาคควบคุมอุณหภูมิเครื่องปรับอากาศ

ภาคควบคุมอุณหภูมิเครื่องปรับอากาศใช้ไอซีเบอร์ DS1620 ซึ่งเป็นไอซี Digital Thermometer และเป็น Thermostat ด้วยในตัว ซึ่งอุณหภูมิที่อ่านได้จะเป็นข้อมูลแบบไบนารี 9-bit โดยบิตที่ 9 จะใช้แสดงอุณหภูมิ  $\pm$  โดยที่อุณหภูมิที่สูงกว่าหรือเท่ากับศูนย์องศาจะแทนด้วย 0, และอุณหภูมิตดลบจะแทนด้วย 1 ตัวอย่างการแปลงอุณหภูมิแสดงได้ดังตารางที่ 3.4

TEMP	DIGITAL OUTPUT (Binary)	DIGITAL OUTPUT (Hex)
+125°C	0 11111010	00FAh
+25°C	0 00110010	0032h
+0.5°C	0 00000001	0001h
0°C	0 00000000	0000h
-0.5°C	1 11111111	01FFh
-25°C	1 11001110	01CEh
-55°C	1 10010010	0192h

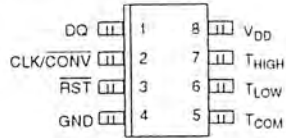
ตารางที่ 3.4 แสดงความสัมพันธ์ของอุณหภูมิและข้อมูลที่อ่านได้จาก DS1620

#### คุณสมบัติทั่วไปของ DS1620

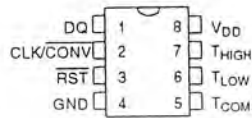
- ไม่ต้องต่ออุปกรณ์ภายนอกเพิ่มเติม สามารถต่อเข้ากับไมโครคอนโทรลเลอร์ได้โดยตรง และยังสามารถทำงานได้แบบ Stand alone
- สามารถวัดอุณหภูมิได้ตั้งแต่ -55°C ถึง +125°C ความละเอียด 0.5 °C
- ให้อ่านค่าเป็นไบนารี 9-bit พร้อมเครื่องหมาย  $\pm$
- สามารถตั้งอุณหภูมิในโหมดการทำงานแบบ Thermostat ได้และข้อมูลไม่สูญหายขณะไฟเลี้ยงดับ
- มีการเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์แบบ 3-สาย หรือการเชื่อมต่อแบบอนุกรม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### PIN ASSIGNMENT



DS1620S 8-PIN SOIC (208 MIL)  
See Mech Drawings Section

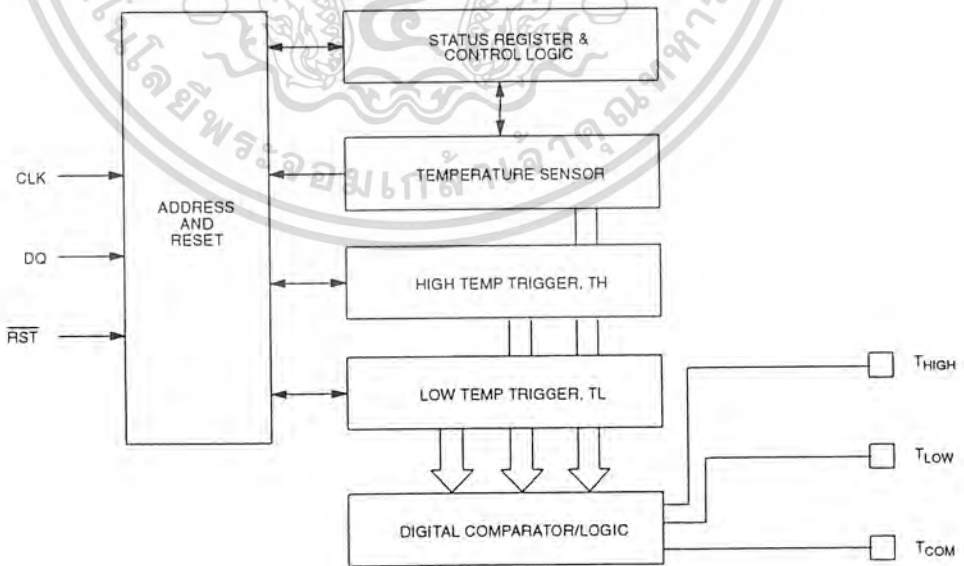


DS1620 8-PIN PDIP (300 MIL)  
See Mech Drawings Section

### PIN DESCRIPTION

- DQ - 3-Wire Input/Output
- CLK/CONV - 3-Wire Clock Input and Stand-alone Convert Input
- RST - 3-Wire Reset Input
- GND - Ground
- T<sub>HIGH</sub> - High Temperature Trigger
- T<sub>LOW</sub> - Low Temperature Trigger
- T<sub>COM</sub> - High/Low Combination Trigger
- V<sub>DD</sub> - Power Supply Voltage (3V – 5V)

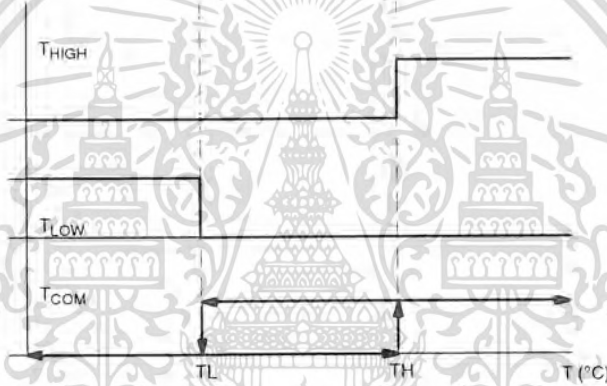
รูปที่ 3.12 แสดงการจัดขาของ DS1620



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
รูปที่ 3.13 แสดง Block Diagram ของ DS1620  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### การทำงานของ DS1620 ในโหมดของ Thermostat

DS1620 มีเขาท์พุทที่ให้สถานะของอุณหภูมิตามที่ได้ตั้งไว้ คือ  $T_{HIGH}$ ,  $T_{LOW}$ , และ  $T_{COM}$  ดังนั้น DS1620 จึงสามารถทำงานแบบ Thermostat ซึ่งขาสัญญาณดังกล่าวแสดงในรูปที่ 3.14 เมื่ออุณหภูมิที่อ่านได้เท่ากับหรือมากกว่าค่า  $T_{HIGH}$  ที่ตั้งไว้ก็จะทำให้ขาสัญญาณ  $T_{HIGH}$  มีสถานะสูง และจะคงอยู่นกว่าอุณหภูมิใหม่ที่อ่านได้จะต่ำกว่าค่า  $T_{HIGH}$  ที่ตั้งไว้ และในทางตรงข้ามถ้าอุณหภูมิที่อ่านได้เท่ากับหรือน้อยกว่าค่า  $T_{LOW}$  ที่ตั้งไว้ก็จะทำให้ขาสัญญาณ  $T_{LOW}$  มีสถานะสูง และจะคงอยู่นกว่าอุณหภูมิใหม่ที่อ่านได้จะสูงกว่าค่า  $T_{LOW}$  ที่ตั้งไว้ สำหรับขาสัญญาณ  $T_{COM}$  จะให้เอาท์พุทสูงเมื่ออุณหภูมิที่อ่านได้เท่ากับหรือมากกว่าค่า  $T_{HIGH}$  และจะยังคงไว้จนกว่าอุณหภูมิใหม่ที่อ่านได้จะต่ำกว่าค่า  $T_{LOW}$



รูปที่ 3.14 แสดงเอาท์พุทของ DS1620 ที่ขา  $T_{HIGH}$ ,  $T_{LOW}$ ,  $T_{COM}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.4 การออกแบบวงจรรวม

จากการศึกษาการทำงานของอุปกรณ์แล้วสามารถนำมาออกแบบวงจร ซึ่งได้แสดงดังบล็อกไดอะแกรมในรูปที่ 3.15 รวมทั้งส่วนประกอบของวงจรดังรูปที่ 3.16, 3.17, และ 3.18

หลักการการทำงานของโครงการนี้ อาศัยสัญญาณโทน (Tone Signal) ที่ได้จากการกดเป็นโทรศัพท์มาทำการควบคุมการปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า โดยที่เริ่มแรกนั้นเครื่องควบคุมดังกล่าวจะทำการตรวจสอบสัญญาณกระดิ่ง เพื่อให้ส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์เริ่มทำงาน กล่าวคือ เมื่อมีสัญญาณกระดิ่งเข้ามาในเครื่อง ไมโครคอนโทรลเลอร์จะทำการนับสัญญาณกระดิ่งประมาณ 9 ครั้ง ถ้าหากกรณีที่ไม่มีคนรับสาย ส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์จะทำการตัดสายเข้าสู่ระบบควบคุม ซึ่งขั้นตอนดังกล่าวจะอยู่ในสภาวะชกนุ (Hook Off) หลังจากนั้นจะมีเสียงที่ได้บันทึกไว้ เพื่อแจ้งให้กับผู้ใช้บริการทำการกรรหัสผ่าน และเมื่อผู้ใช้บริการทำการกรรหัสผ่านแล้ว ไมโครคอนโทรลเลอร์จะทำการตรวจสอบรหัสผ่าน ถ้าหากว่าผู้ใช้บริการกรรหัสผ่านไม่ถูกต้องเป็นจำนวน 3 ครั้ง ไมโครคอนโทรลเลอร์จะสั่งการให้ระบบดังกล่าวหยุดทำงานทันที ซึ่งจะอยู่ในสภาวะวางนุ (Hook On) แต่ในกรณีที่ผู้ใช้บริการกรรหัสผ่านได้ถูกต้อง ส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์จะทำการตัดเข้าสู่โหมดควบคุมทั้งหมดของระบบต่อไป

สัญญาณโทน (Tone Signal) ที่ใช้ในการควบคุมจะเป็นสัญญาณ DTMF ที่ได้จากแป้นคีย์ของโทรศัพท์ ซึ่งเมื่อผ่านเข้าสู่ระบบควบคุมจะอาศัยอุปกรณ์ถอดรหัส (Decoder) สัญญาณ DTMF เพื่อให้ได้เอาท์พุทออกมาเป็นเลขฐานสอง (BCD Code) เข้าสู่ระบบไมโครคอนโทรลเลอร์ หลังจากนั้นไมโครคอนโทรลเลอร์จะสั่งให้สวิตซ์รีเลย์ทางด้านเอาท์พุททำงาน ทำให้สามารถปิด / เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าได้ตามต้องการ โดยทุกครั้งที่มีการสั่งงานในแต่ละหน้าที่เสร็จสิ้นลง จะมีสัญญาณเสียงตอบกลับมาจากเครื่องควบคุม เพื่อให้ผู้ใช้บริการได้รับทราบการทำงานทุกครั้ง

ในส่วนของโหมดควบคุม หลังจากกรรหัสผ่านได้แล้ว จะเข้าสู่โหมดการควบคุม โดยจะมีเสียงบอกให้ทำการกดเลือกช่องสัญญาณควบคุม เช่น หมายเลข "1" แสดงว่าเลือกช่องสัญญาณควบคุมที่ 1 หลังจากนั้นจะมีเสียงบอกให้ผู้ใช้บริการเลือกปิดหรือเปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า กล่าวคือ หากผู้ใช้บริการต้องการเปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าให้กดที่เครื่องหมาย "\*" และหากต้องการปิดก็ให้กดที่เครื่องหมาย "#" ซึ่งหากมีการสั่งงานเสร็จสิ้นลง จะมีเสียงตอบกลับมาเป็นข้อความว่า อุปกรณ์ไฟฟ้างดดังกล่าวอยู่ในลักษณะที่ปิดหรือเปิดอยู่ โดยขั้นตอนการทำงานต่างๆจะมีการหน่วงเวลาเพื่อรอรับคำสั่งประมาณ 10 วินาที ถ้าหากเลขช่วงระยะเวลาที่หน่วงไป โดยที่ไม่มีกรรกดคีย์รหัสเพื่อสั่งการ เครื่องควบคุมจะทำการวางนุโทรศัพท์โดยอัตโนมัติ

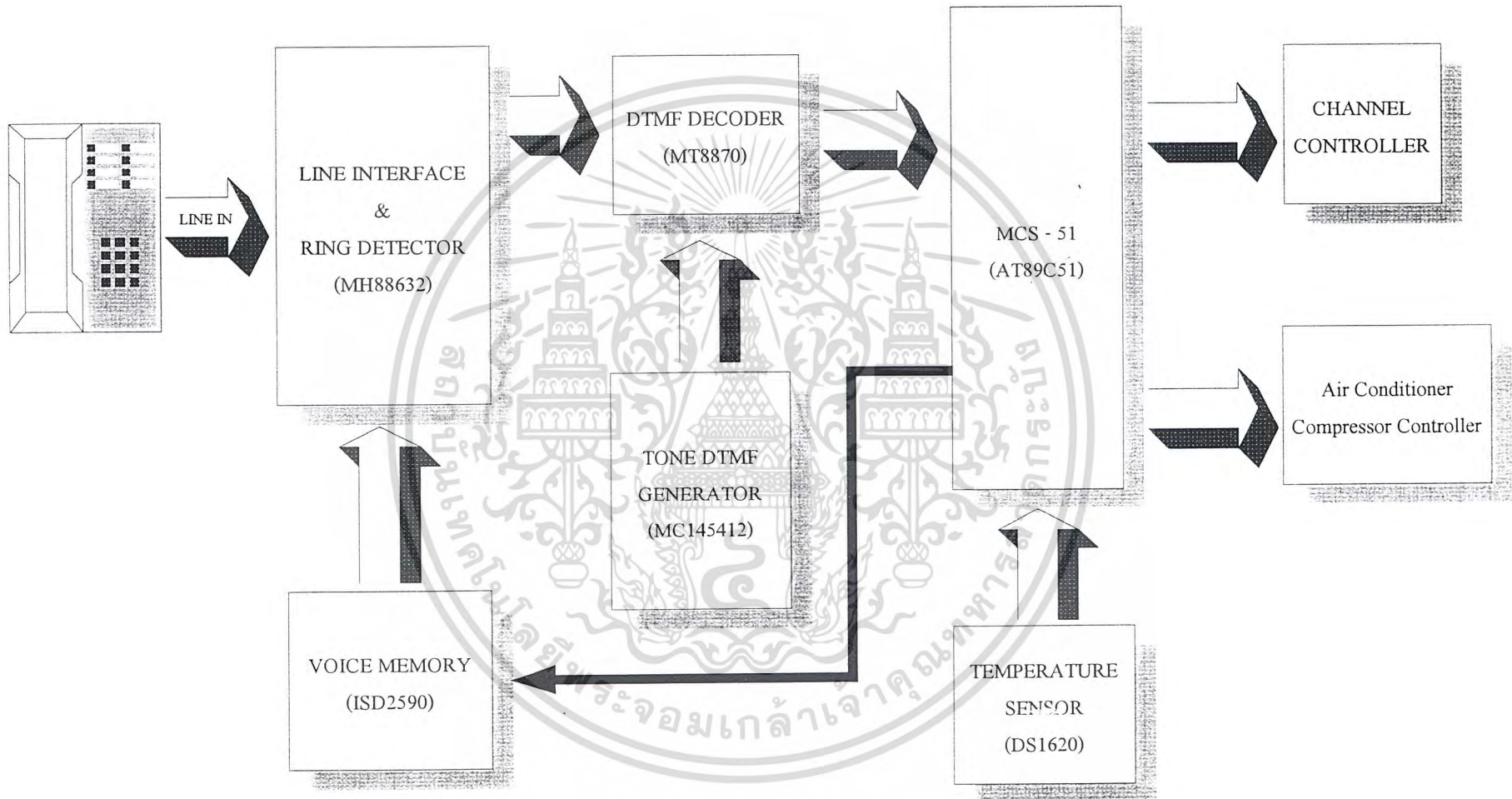
ในส่วนของการควบคุมที่ตัวเครื่อง เราสามารถที่จะโยกสวิตซ์มาต่อกับชุดกำเนิดสัญญาณโทน DTMF ได้ หลังจากนั้นเราก็สามารถควบคุมการปิดเปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าได้ตามต้องการ โดยอาศัยแป้นคีย์โทรศัพท์ที่ติดอยู่ที่ชุดควบคุม โดยขั้นตอนการทำงานต่างๆจะเหมือนกับที่เราโทรศัพท์เข้าไปควบคุมปิดหรือเปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านคู่สายโทรศัพท์ทุกประการ

ส่วนของการควบคุมอุณหภูมิ ที่แสดงในรูปที่ 3.17 จะเห็นว่าอุปกรณ์ที่ต่อเพิ่มนั้นไม่มีอะไรเลย เพราะจะใช้การเขียน software เพื่อการควบคุมทั้งหมด ซึ่งมีการทำงานโดยได้กำหนดให้การควบคุมอุณหภูมิของเครื่องปรับอากาศไว้ที่ช่องที่ 1 ดังนั้นเมื่อมีการสั่งงานให้ช่องที่ 1 ทำงาน (On) โปรแกรมก็จะตัดการทำงานเข้ามาที่การควบคุมอุณหภูมิ หากผู้สั่งงานไม่มีการกดคีย์ใดๆ ภายในเวลาที่กำหนด โปรแกรมก็จะตั้งอุณหภูมิค่าเริ่มต้นที่ 22 องศาเซลเซียส โดยตั้ง  $T_{HIGH} = 24$  องศาเซลเซียส  $T_{LOW} = 20$  องศาเซลเซียส แล้วก็จะออกจากโปรแกรมส่วนควบคุมอุณหภูมิ เพื่อรอคำสั่งควบคุมช่องใช้งานช่องอื่นๆต่อไป ถ้าผู้สั่งงานต้องการตั้งอุณหภูมิใหม่ก็สามารถตั้งได้ก่อนที่เวลาจะหมด ซึ่งในโปรแกรมนี้อาจได้ตั้งเวลาการกดคีย์ไว้ประมาณ 5 วินาที โดยที่โปรแกรมจะทำการตรวจเช็คคีย์เครื่องหมายดอกจัน (\*) เพื่อการเข้าไปตั้งอุณหภูมิ หรือเลขศูนย์ (0) เพื่อออกจากส่วนควบคุมอุณหภูมิ สำหรับอุณหภูมิที่สามารถตั้งได้ได้ออกแบบไว้ 3 ค่า คือ 21 , 23 , และ 25 องศาเซลเซียส หากมีการเลือกอุณหภูมิต่างค่าใดค่าหนึ่ง โปรแกรมก็จะทำการตั้งค่า  $T_{HIGH}$  ,  $T_{LOW}$  ตามตารางที่ 3.5 เพื่อที่จะกำหนดให้ DS1620 ทำงานในโหมด Thermostat เพื่อการควบคุมอุณหภูมิให้คงที่

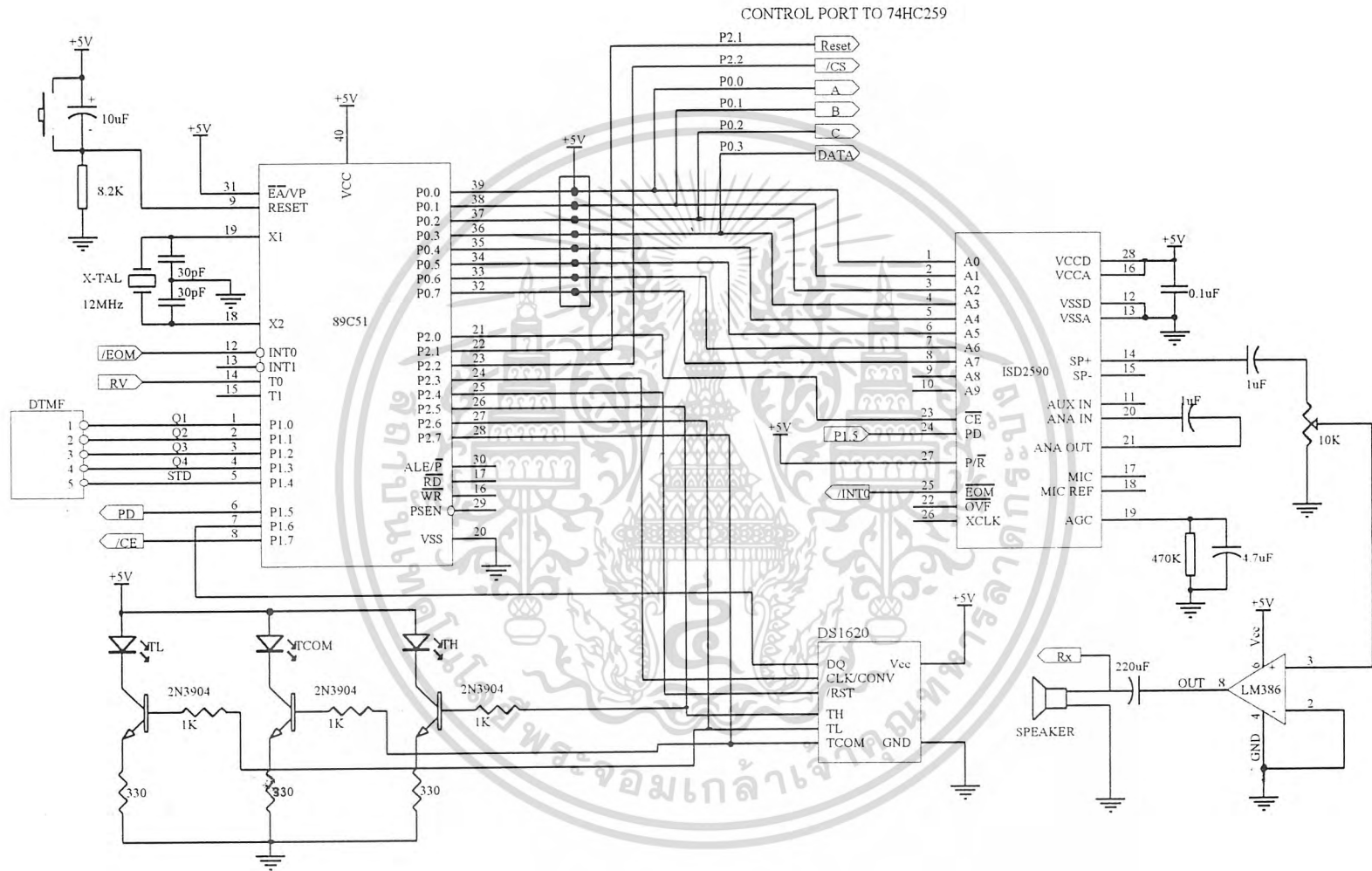
$T_{LOW}$	อุณหภูมิที่ต้องการ	$T_{HIGH}$
19.5°C	21°C	22.5°C
21.5°C	23°C	24.5°C
23.5°C	25°C	26.5°C

ตารางที่ 3.5 แสดงความสัมพันธ์ระหว่างอุณหภูมิที่ตั้งกับ  $T_{HIGH}$  ,  $T_{LOW}$

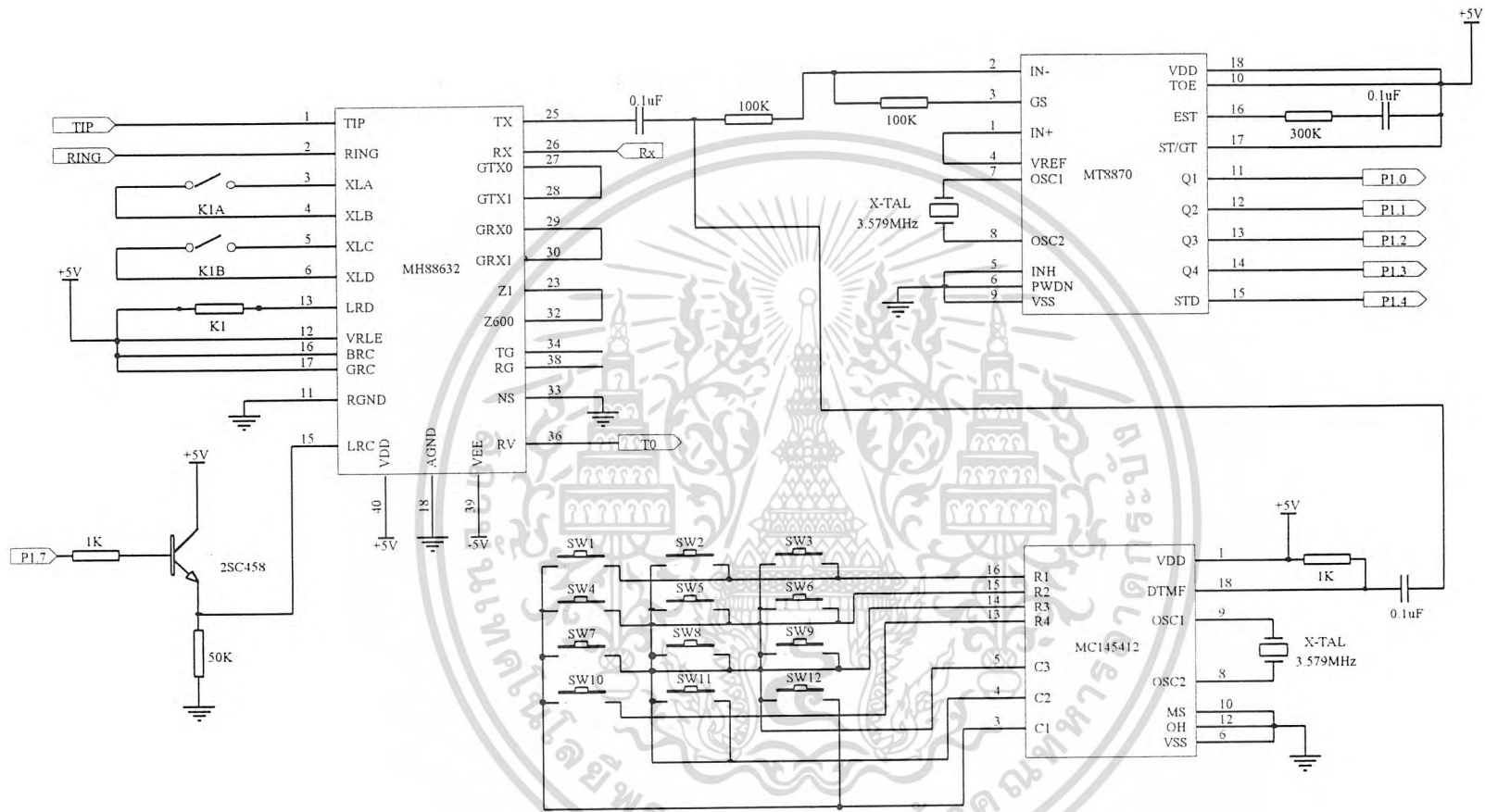
การรักษาอุณหภูมิให้คงที่จะใช้ขาสัญญาณ  $T_{HIGH}$  ,  $T_{LOW}$  ของ DS1620 มาใช้ประโยชน์ นั่นคือถ้าอุณหภูมิห้องสูงกว่า  $T_{HIGH}$  ที่ตั้งไว้ จะทำให้ขา  $T_{HIGH}$  ของ DS1620 ให้เอาต์พุตสูง (ดูรูปที่ 3.14) แล้วผ่านอินเวอร์เตอร์เพื่อให้เป็นสัญญาณ อินเทอร์รัพท์ของ MCS-51 แล้วโปรแกรมตอบสนองการอินเทอร์รัพท์ก็จะสั่งให้ Relay ควบคุม Compressor Air ทำงาน จนกระทั่งอุณหภูมิภายในห้องเย็นลงจนต่ำกว่าหรือเท่ากับ  $T_{LOW}$  ที่ตั้งไว้ก็จะทำให้ขา  $T_{LOW}$  ของ DS1620 ให้เอาต์พุตสูงแล้วผ่านอินเวอร์เตอร์เพื่อให้เป็นสัญญาณ อินเทอร์รัพท์ของ MCS-51 แล้วโปรแกรมตอบสนองการอินเทอร์รัพท์ก็จะสั่งให้ Relay ควบคุม Compressor Air หยุดการทำงาน การทำงานของส่วนควบคุมอุณหภูมิจะเป็นวงรอบอย่างนี้ไปเรื่อยๆ จนกว่าจะปิดการทำงานของช่องควบคุมที่ 1 ดังนั้นอุณหภูมิภายในห้องจะเปลี่ยนแปลงอยู่ในช่วง  $\pm 1.5^{\circ}\text{C}$  เท่านั้นซึ่งค่อนข้างคงที่ จนแทบจะไม่มีใครรู้สึกถึงการเปลี่ยนแปลงขนาดไหนไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



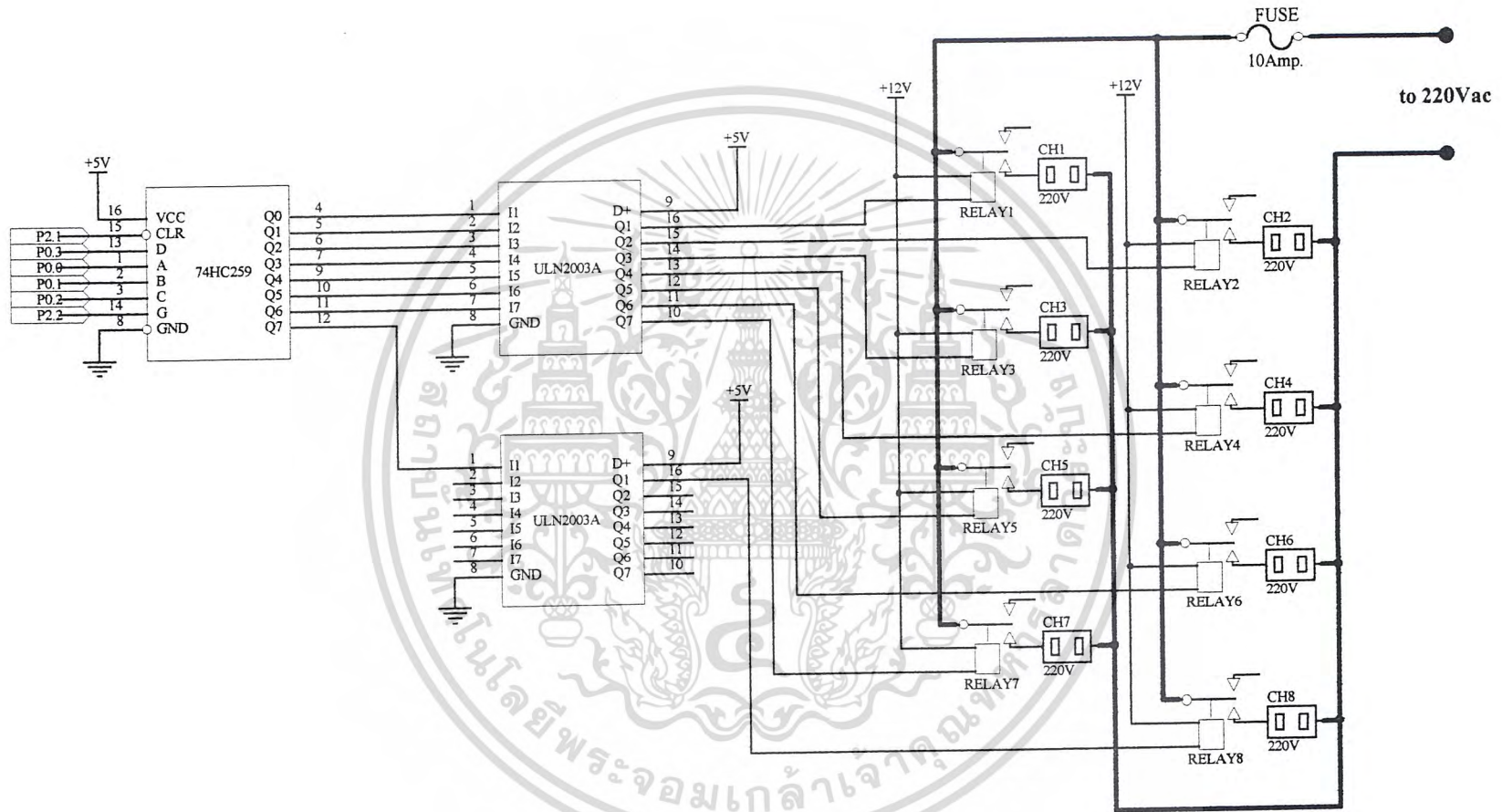
รูปที่ 3.15 แสดงบล็อกไดอะแกรมการทำงานของเครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์



รูปที่ 3.16 แสดงวงจรการทำงานของส่วนควบคุมการทำงานและส่วนควบคุมอุณหภูมิ



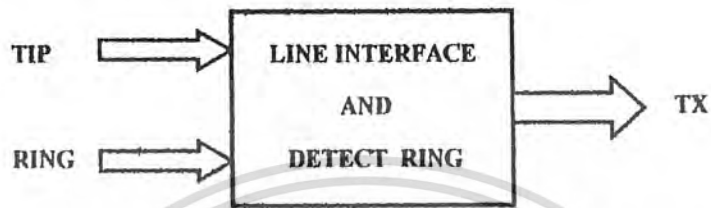
รูปที่ 3.17 แสดงวงจรการทำงานของภาค LINE INTERFACE และภาค DTMF DECODER



รูปที่ 3.18 แสดงวงจรการทำงานของภาคควบคุม Relay เพื่อใช้ในการ ปิด/เปิด อุปกรณ์ไฟฟ้า

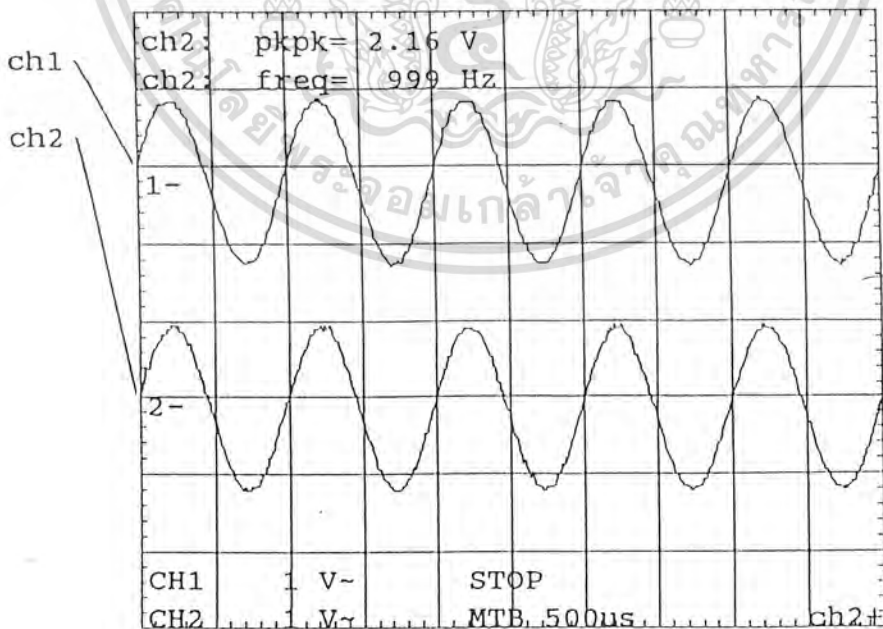
# บทที่ 4

## ผลการทดลองและการวิเคราะห์

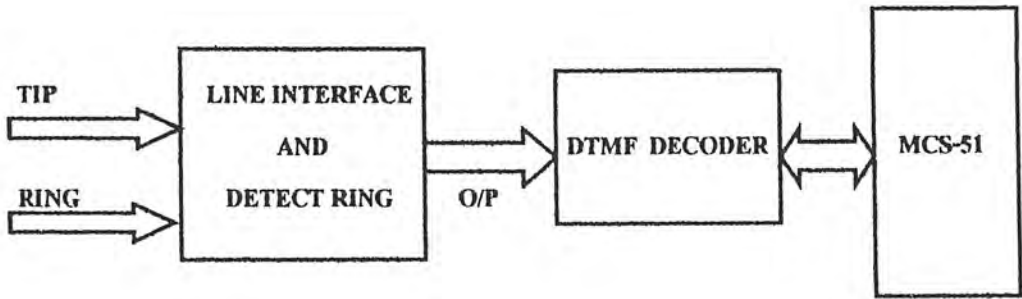


รูปที่ 4.1 แสดงภาค Line Interface

จากบล็อกโคอะแกรมข้างต้น ได้ทำการวัดสัญญาณ Output ของภาค Line Interface ที่จุด Tx โดยการป้อนสัญญาณ Input ที่จุด Tip & Ring ด้วยสัญญาณ Sine wave ความถี่ 1 KHz ใน Channel ที่ 1 ซึ่งจะได้ผลการทดลองเป็นสัญญาณ Sine wave ความถี่ 999Hz และมีขนาด 2.16 V ใน Channel ที่ 2 ดังในรูปที่ 4.2

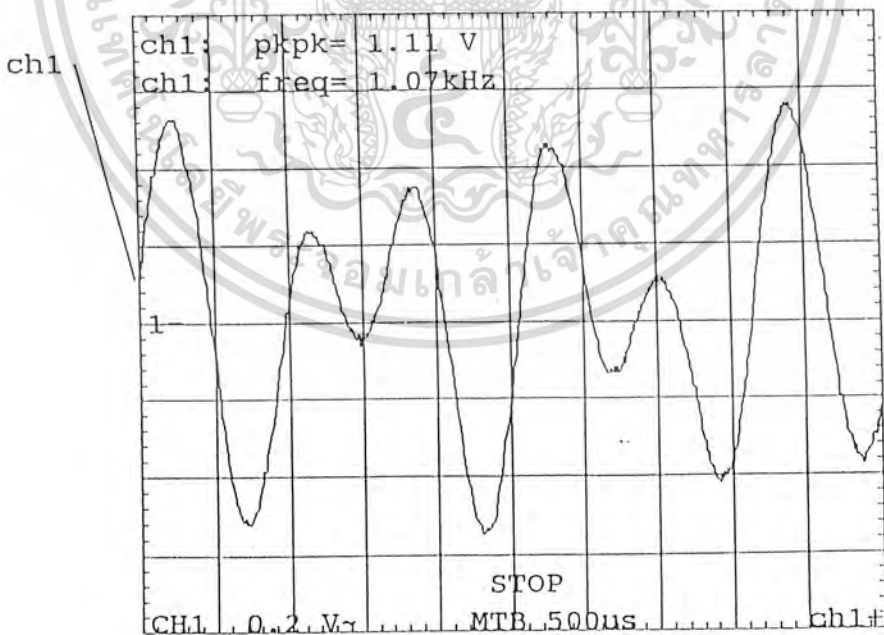


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น รูปที่ 4.2 แสดงสัญญาณ Output วัดที่จุด Tx ของภาค Line Interface ึ่งที่มีการนำไปใช้

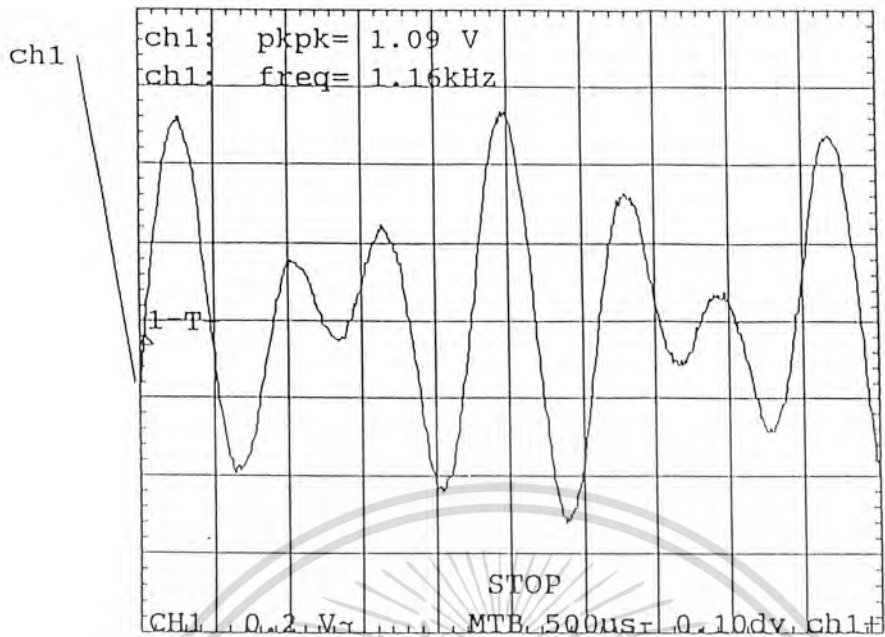


รูปที่ 4.3 แสดงตำแหน่งการวัดสัญญาณ

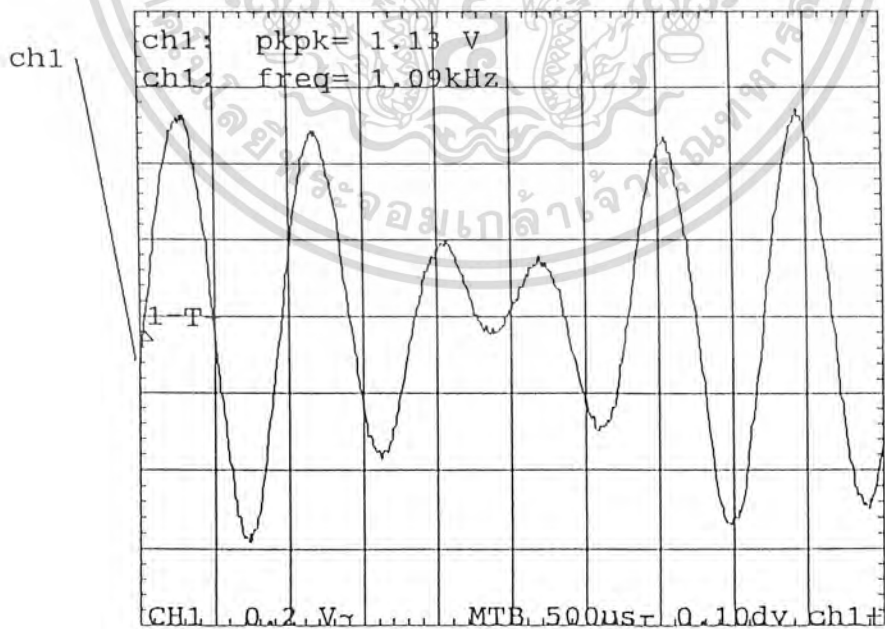
จากรูปที่ 4.3 ทำการวัดสัญญาณ DTMF ที่ Output ของภาค Line Interface & Detect Ring เมื่อภาค MCS-51 ทำการตัดสัญญาณเข้าสู่ระบบ จากนั้นทำการทดสอบด้วยการส่งหมายเลข 1, 0, \* และ # ทำให้ได้สัญญาณดังรูปต่อไปนี้คือ :-



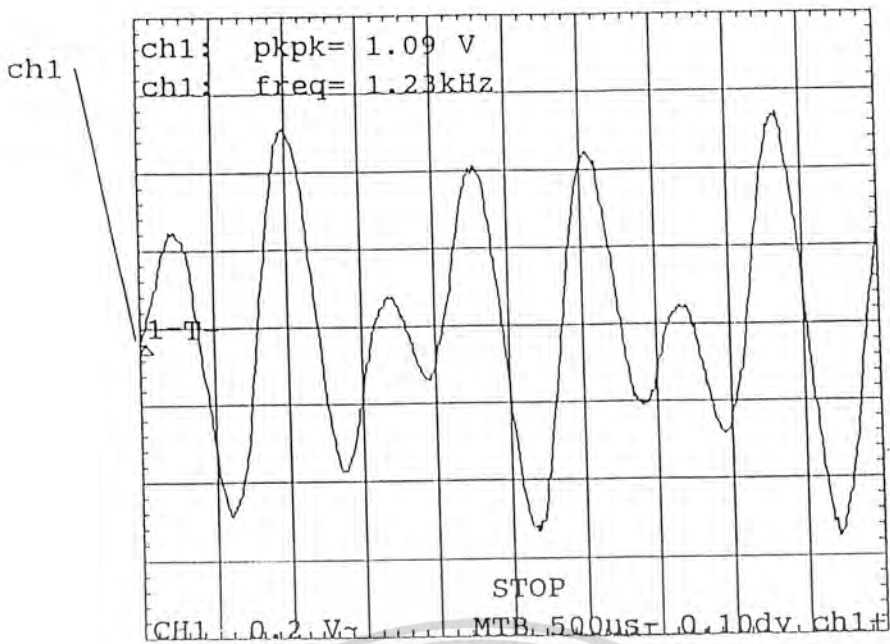
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 รูปที่ 4.4 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 เมื่อวัดที่ Output ของภาค Line Interface



รูปที่ 4.5 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข 0 เมื่อวัดที่ Output ของภาค Line Interface

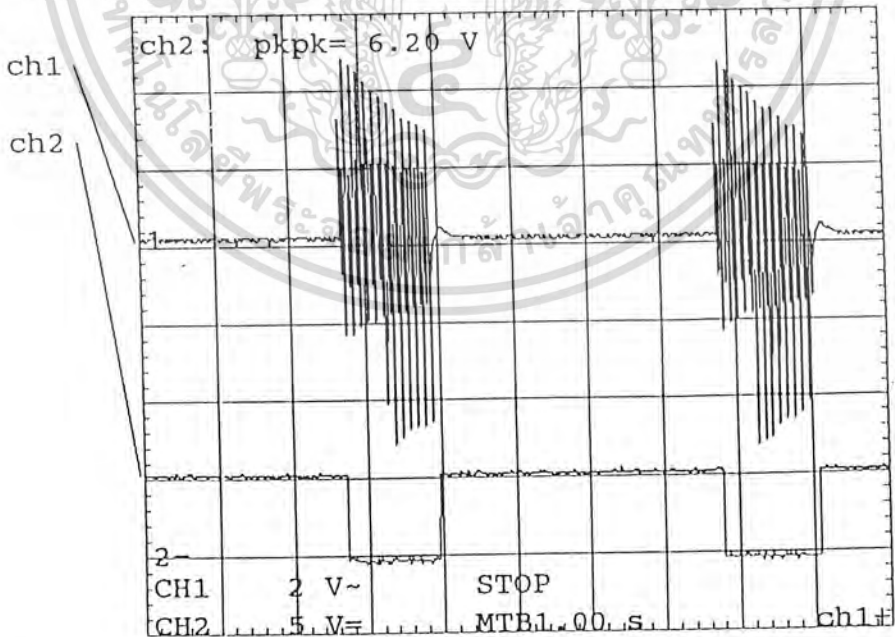


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ รูปที่ 4.6 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข \* เมื่อวัดที่ Output ของภาค Line Interface นำไปใช้



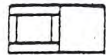
รูปที่ 4.7 แสดงสัญญาณ DTMF หมายเลข # เมื่อวัดที่ Output ของภาค Line Interface

หลังจากนั้น ได้ทำการวัดสัญญาณที่จุด Tx ของภาค Line interface ซึ่งสัญญาณดังกล่าว ได้แก่ สัญญาณ Ringing Tone (Channel ที่ 1) เพื่อนำมาเปรียบเทียบกับสัญญาณที่ได้จากขา 36 ของ IC เบอร์ MH88632 (Channel ที่ 2) ก่อนเข้าสู่ระบบอื่นๆต่อไป ดังแสดงในรูปที่ 4.8 รวมทั้งการวัดสัญญาณหลังภาค DTMF Decoder โดยการรคหมายเลขดังกล่าวข้างต้น ด้วยเครื่อง Logic Analyzer ดังรูปที่ 4.9 ดังต่อไปนี้ คือ :-



รูปที่ 4.8 แสดงการวัดสัญญาณ Ringing Tone ณจุด Tx เปรียบเทียบกับสัญญาณที่ขา 36

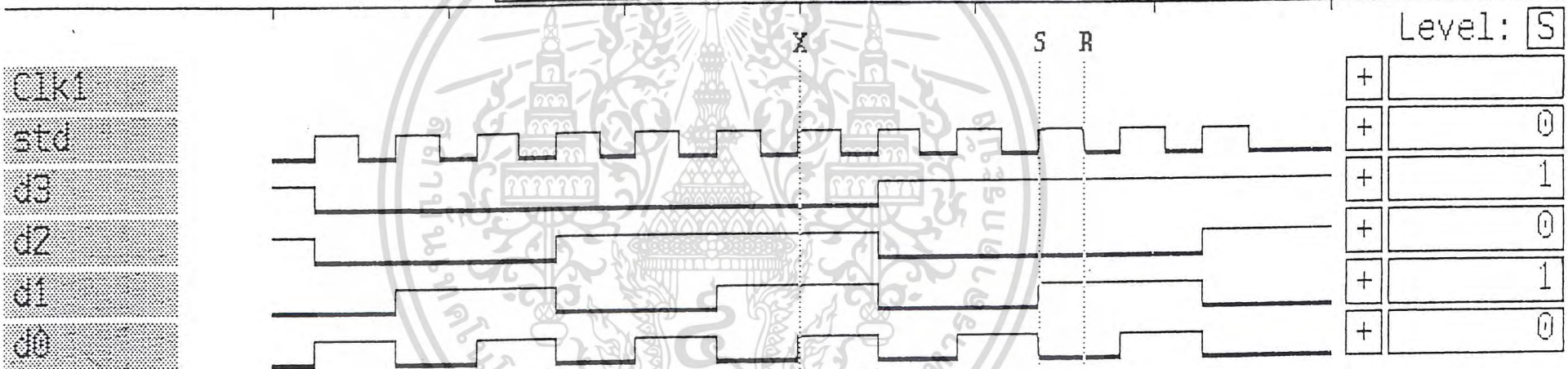
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานของ IC MH88632 ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



DISPLAY

30 Aug 1998 15:11

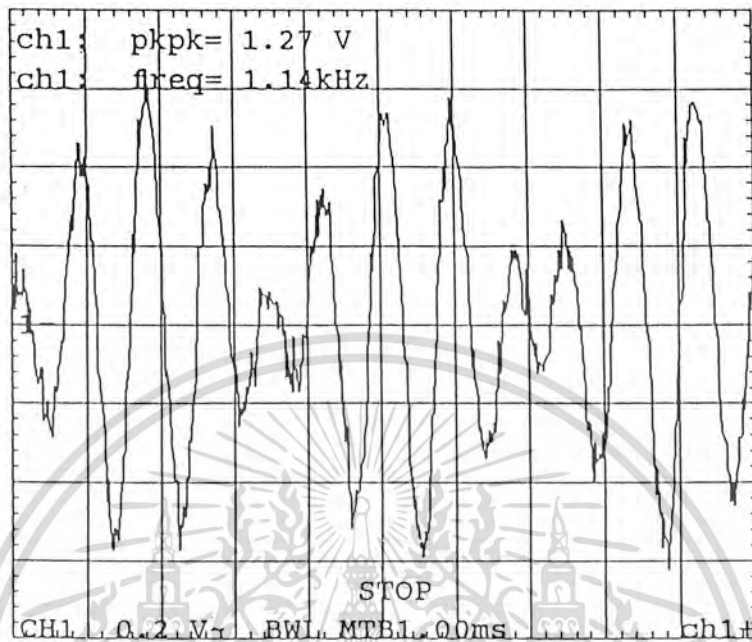
Analyzer 1 T/div: 500ms X: +2.54 s R: +3.34 s S: +3.21 s Spec.Fncs.  
 Timing New Y-scale: 1 X Dial: R Mode: Edge R-S: + 123ms Value at R



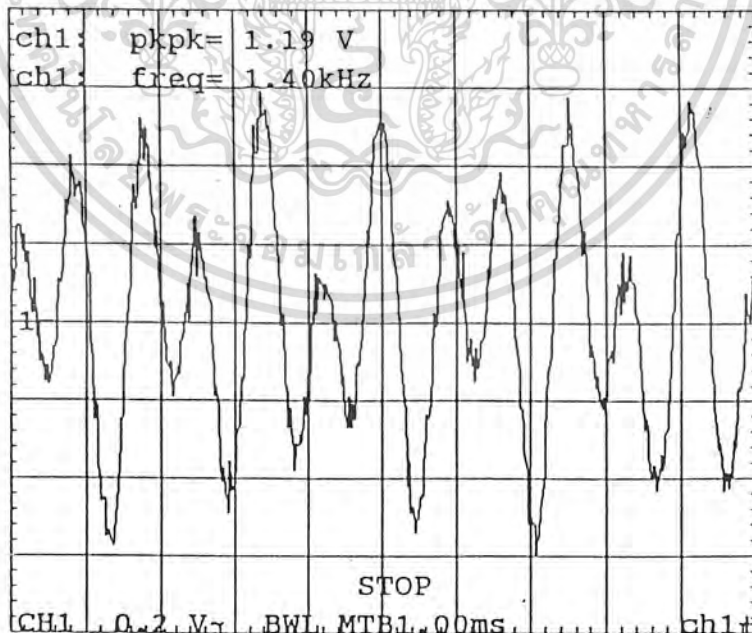
47

รูปที่ 4.9 แสดงการวัดสัญญาณหลังภาค DTMF DECODER โดยการกดหมายเลข 1,2,3,4,5,6,7,8,9,0,\*และ # ตามลำดับ ด้วยเครื่อง Logic Analyzer

จากการทดลองสร้างสัญญาณเทียบขึ้นโดยใช้ ไอซีเบอร์ MC145412 เพื่อใช้ในการ  
 ตั้งงานจากตัวเครื่อง สามารถวัดสัญญาณ DTMF ได้ โดยการกดหมายเลข "1" และเครื่องหมาย  
 "\*" ดังแสดงในรูปที่ 4.10 และ 4.11 คือ :-



รูปที่ 4.10 แสดงสัญญาณ DTMF เมื่อกดหมายเลข "1" โดยใช้ ไอซี MC145412



รูปที่ 4.11 แสดงสัญญาณ DTMF เมื่อกดเครื่องหมาย "\*" โดยใช้ ไอซี MC145412

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการเชิงงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นำไปเผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาต  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

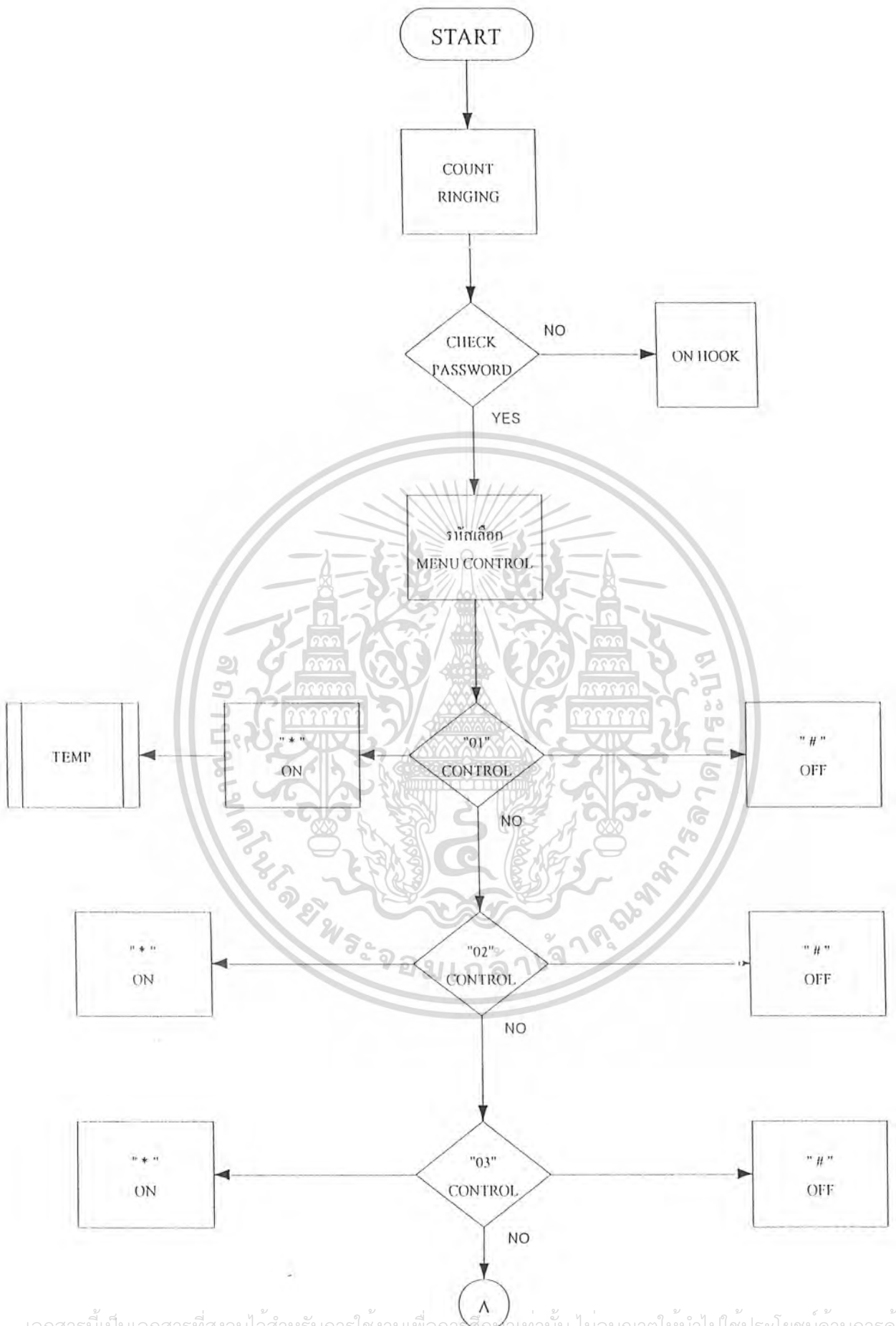
บทวิจารณ์และบทสรุป

จากการจัดทำโครงการนี้ ได้นำเสนอ การนำไมโครคอนโทรลเลอร์ มาประยุกต์ ใช้ควบคุมในการทำเป็น เครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์ การทำงานในส่วนของการเรียกเข้า เพื่อการสั่งงานด้วยการควบคุมจากคีย์โทรศัพท์นั้น วงจรสามารถรับ สัญญาณ DTMF จากคีย์โทรศัพท์ แล้วแปลงเป็นสัญญาณรหัส Binary แล้วนำไป เปรียบเทียบรหัส เพื่อไปทำ ส่วนของโปรแกรม แต่ละรหัสของคำสั่งนั้น ได้ผลดี เป็นไปตามข้อกำหนดทุกประการ และ ในส่วนของการตอบกลับ จะใช้ไอซีบันทึกล็อก เพื่อให้ผู้ใช้งานสามารถถ่วงรู้ ในแต่ละขั้นตอนของการทำงานได้ และ ในส่วนของการเรียกเข้ามานั้น จะมีการตรวจสอบสถานะของอุปกรณ์ เพื่อที่จะให้ ผู้ใช้สามารถรับทราบได้ว่า อุปกรณ์อยู่ในสถานะปิดหรือเปิด

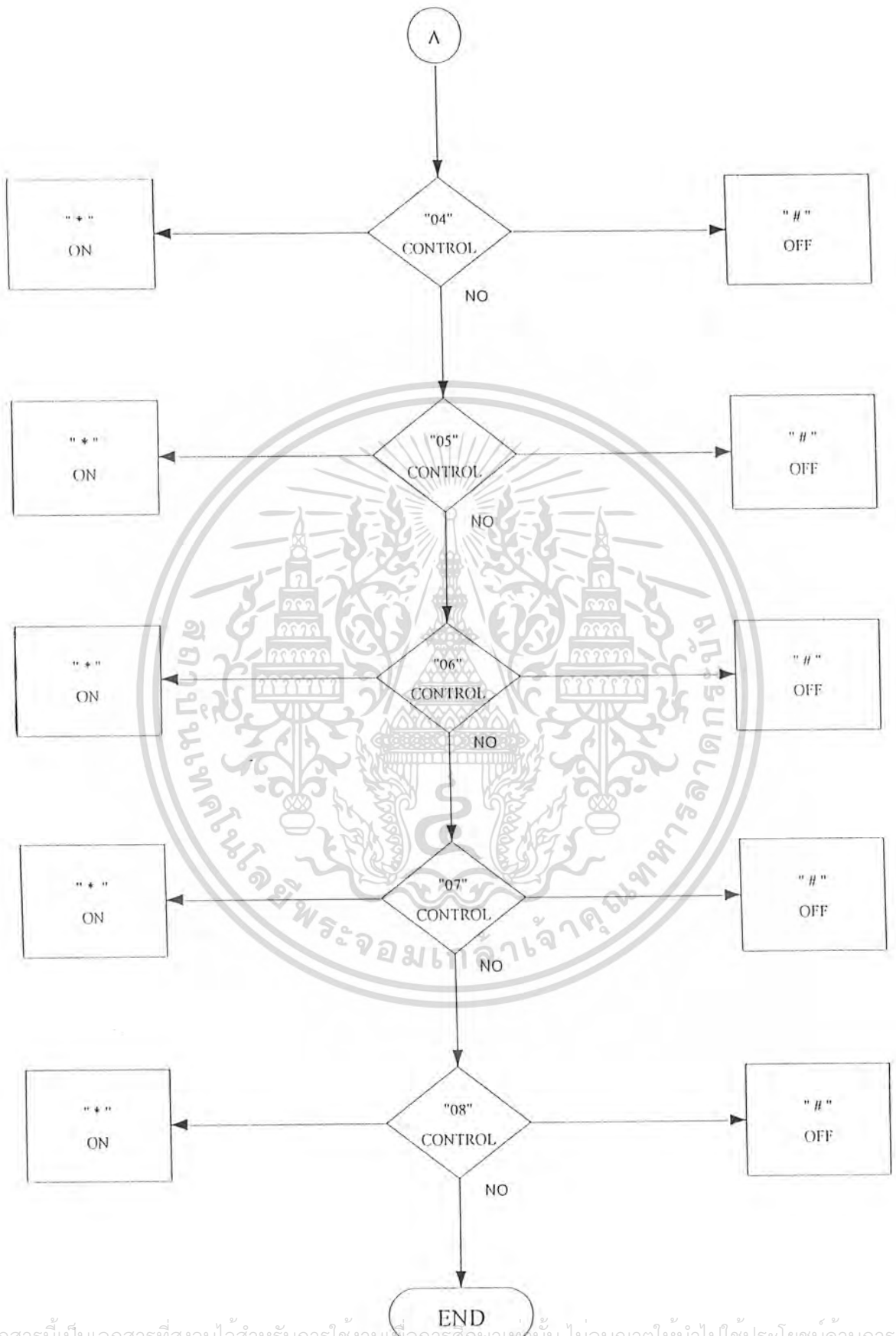
การประยุกต์ให้มีความสมบูรณ์มากขึ้น ด้วยการปรับปรุง วงจรตรวจสอบสัญญาณ Tone ในกรณีที่ มีสัญญาณรบกวนเข้ามา จะทำให้สามารถทำงานได้ดียิ่งขึ้น อย่างไรก็ตามหลักการพื้นฐาน ของโครงการที่นำเสนอนี้ สามารถนำมาประยุกต์ให้สามารถทำงาน ในการควบคุมผ่านสาย โทรศัพท์แบบอื่น ๆ ได้

จากการออกแบบและการทดลองทั้งหมด สามารถสรุปเป็น Flow Chart ได้ดังแสดง ในรูปที่ 5.1และรูปที่ 5.2

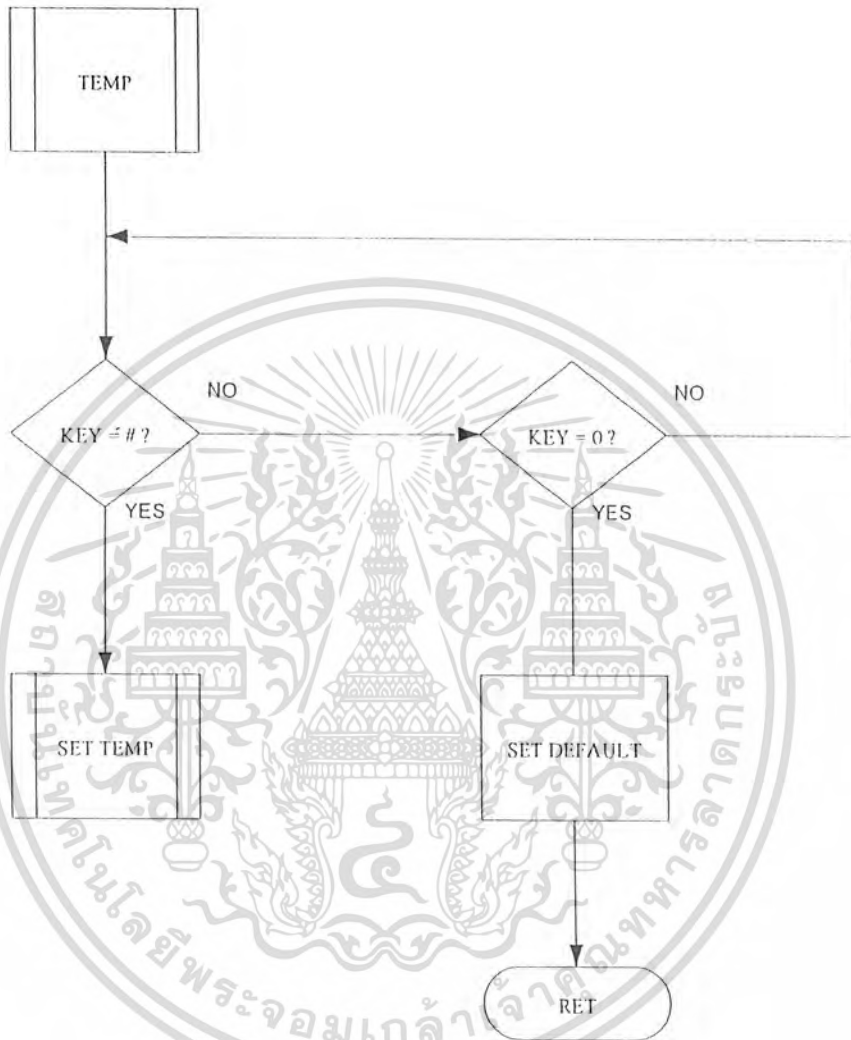
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



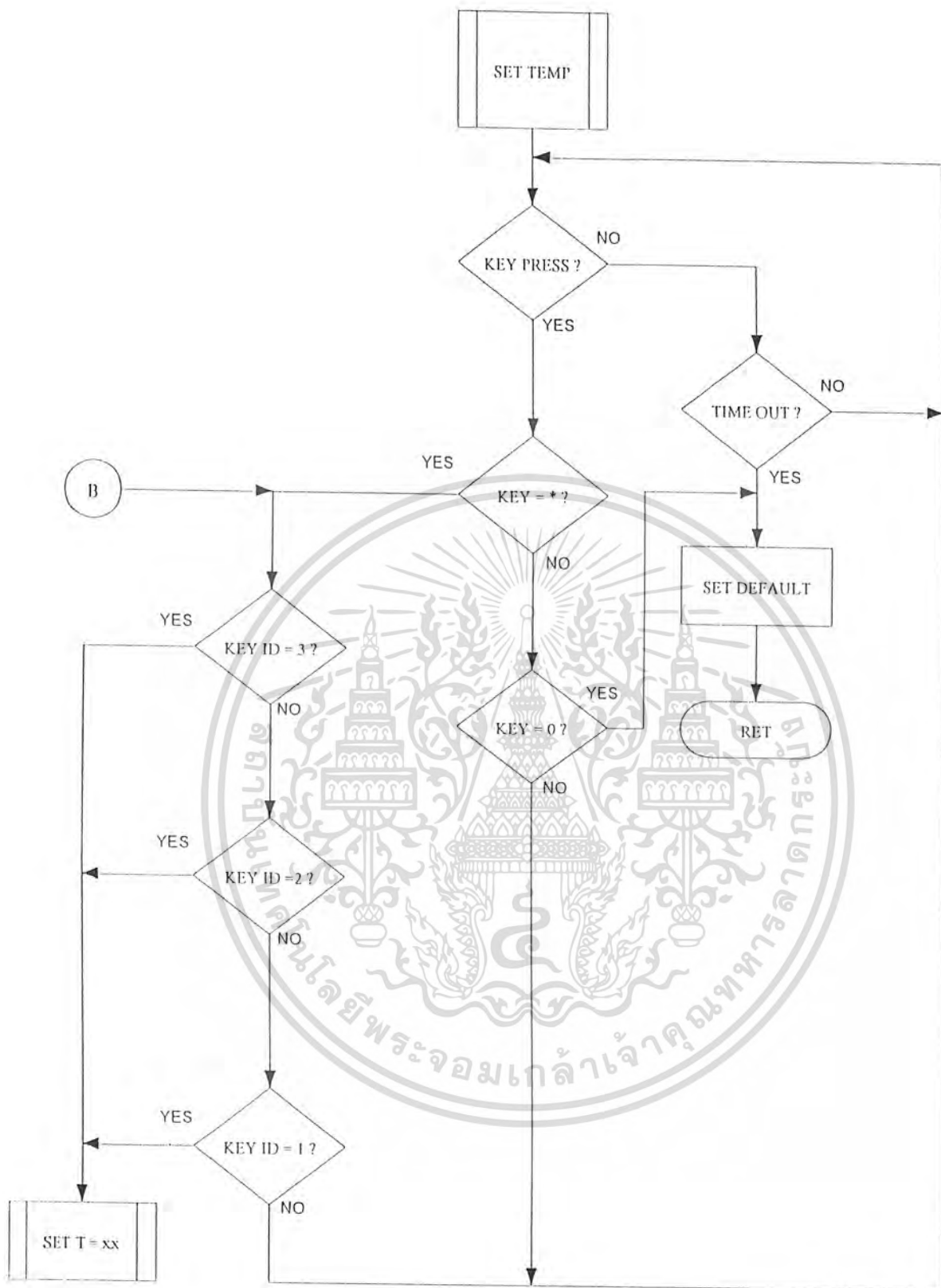
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามเป็นต้นแบบหรือเผยแพร่ต่อผู้อื่นโดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของลิขสิทธิ์  
 รูปที่ 5.1 Flow Chart แสดงการทำงานของเครื่องควบคุมปิด/เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่าทางใดก็ตาม ทั้งสิ้น อีกทั้งยังเป็นหัวข้อของเครื่องและตัวอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านสายโทรศัพท์ (ต่อ)

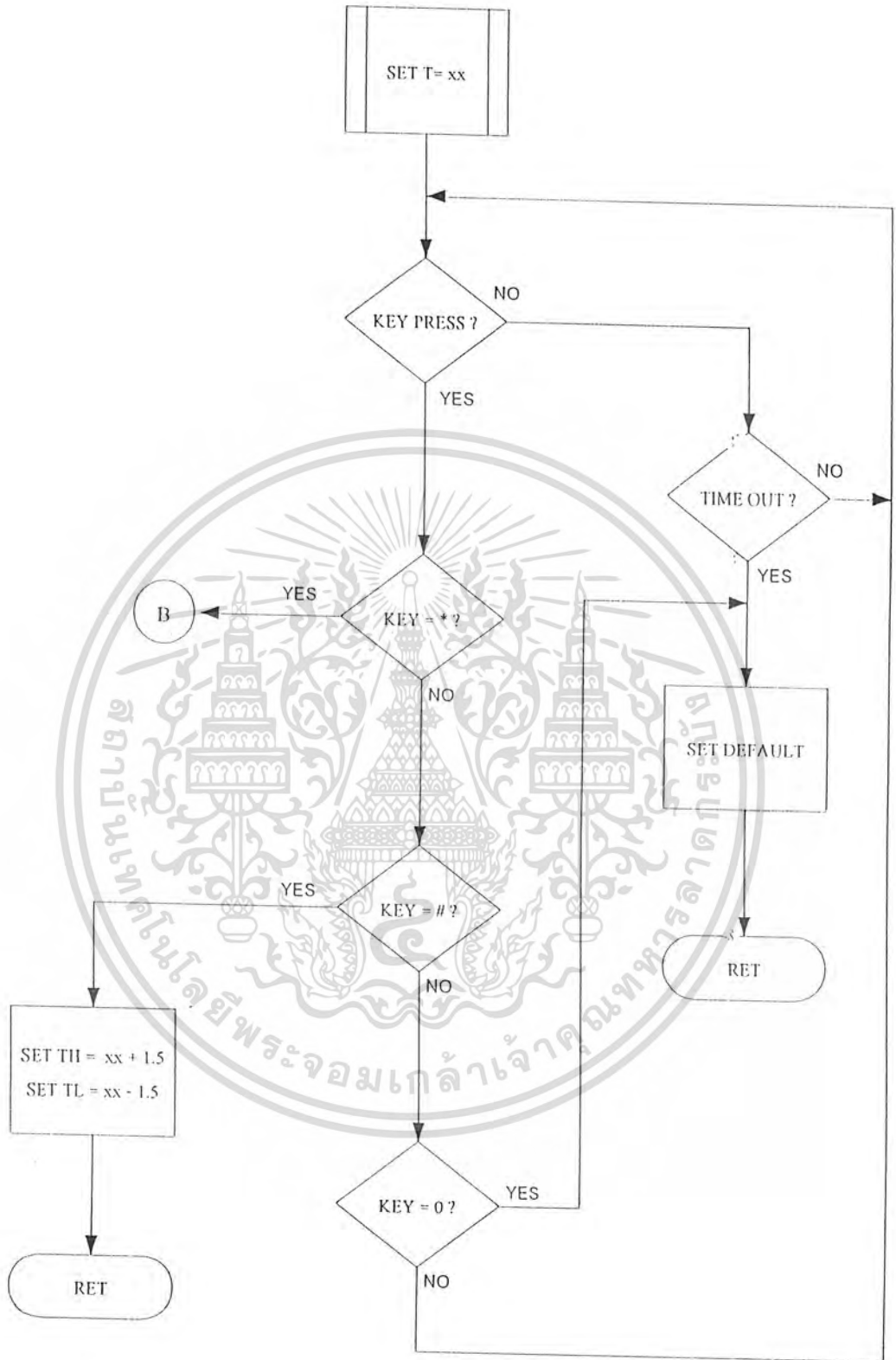


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับรูปที่ 5.2 FlowChart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.2 FlowChart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิ (ต่อ)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.2 FlowChart แสดงส่วนควบคุมอุณหภูมิต่อ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ภาคผนวก ก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;*****
; FILE NAME : PROJ1.ASM
;DISCRIBTION : THIS PROGRAM USED TO CONTROL ELECTRIC DEVICES
;               VIA TELEPHONE LINE, AND CONTROL AIRCONDITION
;               TEMPATURE
; ASSEMBLE : SXA51
;*****

```

```

        DS      8           ;DEFAULT REGISTER BANK 0
        DS      24          ;INTERNAL RAM AREA
        DS      8           ;BIT ADDRESS AREA
        DS      8           ;SYSTEM BIT ADDRESS AREA
        DS      2
;##### BUFFER AREA #####
TEMPBUF: DS      4           ;TEMPERATURE BUFFER
T_H_BUF: DS      1           ;SET T_HIGH BUFFER
T_L_BUF: DS      1           ;SET T_LOW BUFFER
DLYBUF:  DS      2           ;DELAY BUFFER
KEYBUF:  DS      1           ;READ KEY BUFFER
TIMECYC: DS      4           ;T_0 COUNT IS TIME/SEC.
COUNT_SEC: DS      1       ;COUNT UP SECOND
DIMEBUF: DS      4
C_SEC:   DS      1
KEY_COUNT: DS      1
;##### SYSTEM FLAGS #####
STD      BIT    P1.4
PD       BIT    P1.5
CE_ISD   BIT    P2.0
HOOK     BIT    40H
ERROR    BIT    41H
ON_RELAY BIT    42H
ENDSOUND BIT    43H
TIME     BIT    44H

```

เอกสารนี้เป็นของโรงเรียนวัดศรีมงคลใต้ วิทยาลัยการศึกษาด้านการช่าง เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ หากมีผู้ใดนำเอกสารนี้ไปดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LOOP_1    BIT    45H
LOOP_2    BIT    46H
LOOP_3    BIT    47H
CH1_SEL   BIT    50H
HOMEFLG   BIT    51H
OTFLG     BIT    52H    ;TIMER 1 OVER TIME FLAG
TEMP20    BIT    53H
NO_PASS   BIT    54H
TEMP_MON1 BIT    55H
TIME_OUT  BIT    56H
CLR_ALL_RL BIT    P2.1

TCLK      EQU    P2.3
TRST      EQU    P2.4
TDQ       EQU    P1.6
THIGH     EQU    P2.5
TLOW      EQU    P2.6
COMP      EQU    P2.7
TIMEVAR   EQU    4096

ORG 0000H
LJMP START

ORG 0003H
LJMP STOP

ORG 000BH
LJMP COUNTER

ORG 0013H
LJMP HOME INT

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
ORG 001BH
LJMP COUNT_CYC
```

```
ORG 0100H
```

```
START: MOV DLYBUF,#05
```

```
CALL LDELAY
```

```
CLR EA
```

```
SETB P2.1
```

```
SETB P2.0
```

```
SETB P2.2
```

```
CLR COMP
```

```
CLR HOOK
```

```
CLR TIME_OUT
```

```
CLR LOOP_1
```

```
CLR LOOP_2
```

```
CLR HOMEFLG
```

```
CLR TIME
```

```
ANL P1,#7FH
```

```
MAIN1: SETB EA
```

```
SETB IT1
```

```
SETB EX1
```

```
LCALL COUNT_RING
```

```
MAIN2: JNB HOOK,$;TEMP_MON
```

```
MAIN3: LCALL OFF_HOOK
```

```
LCALL PASSWORD
```

```
JNB NO_PASS,PASS_W
```

```
LCALL ON_HOOK
```

```
LJMP START
```

```
PASS_W: LJMP RD_KEY1
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

TEMP_MON:  JB  LOOP_2,WAIT102
            MOV  C_SEC,#0AH          ;TIME INTERVAL = 10 SEC
            CALL WAIT_SEC            ;FOR CHECK THERMOSTAT
            JB  OTFLG,CHK_TEMP
            SETB LOOP_2
            LJMP MAIN2

```

```

WAIT101:  MOV  C_SEC,#0AH          ;TIME INTERVAL = 10 SEC
            CALL WAIT_SEC            ;FOR CHECK THERMOSTAT

```

```

WAIT102:  JB  OTFLG,CHK_TEMP
            LJMP MAIN2

```

```

CHK_TEMP: CLR  TR1
            CLR  OTFLG
            CLR  LOOP_2
            SETB TEMP_MON1
            CALL TEMP
            CLR  TEMP_MON1
            JB  THIGH,OFF_COM
            JB  TLOW,ON_COM
            LJMP WAIT101

```

```

OFF_COM:  CLR  COMP
            CALL DELAY
            LJMP WAIT101

```

```

ON_COM:   SETB COMP
            CALL DELAY
            LJMP WAIT101

```

```

COUNT_RING: SETB ET0
              CLR  TIME
              MOV  TMOD,#00010110B ;T0 AS COUNTER MODE 2

```

```

MOV  TH0,#0FFH ;T1 AS TIMER MODE 1

```

```

MOV  TL0,#0FAH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของงานเพื่อให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้นต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SETB TR0

RET

TIMER: SETB TIME

SETB ET0

CLR TIME\_OUT

MOV TMOD,#00010001B ;T0 AS TIMER MODE 1

MOV TH0,#0ECH ;T1 AS TIMER MODE 1

MOV TL0,#77H

MOV R6,#0

MOV R7,#200

CLR TF0

SETB TR0

RET

COUNTER: PUSH ACC

PUSH PSW

PUSH DPH

PUSH DPL

PUSH 00

PUSH 01

PUSH 02

PUSH 03

PUSH 04

PUSH 05

PUSH 06

PUSH 07

JB TIME,COUNT

SETB HOOK

CLR ET0

SIMP CONT11

COUNT JNB STD,CONT11

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งยังมีเหตุขัดแย้งเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV R6,#0
CONT1: DJNZ R7,CONT
MOV R7,#200
INC R6
CJNE R6,#20,CONT
MOV R7,#200
LCALL ON_HOOK
SETB TIME_OUT
CONT: MOV TH0,#0ECH
MOV TL0,#77H
CLR TF0
CONT11: POP 07
POP 06
POP 05
POP 04
POP 03
POP 02
POP 01
POP 00
POP DPL
POP DPH
POP PSW
POP ACC
RETI

```

```

HOME_INT: PUSH ACC
PUSH PSW
CLR EX1
CLR TR0
CLR ET0

```

```
SETB HOMEFLG
```

```
SETB HOOK
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์หรือการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ยกเว้นหากมีเหตุเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

POP PSW

POP ACC

RETI

OFF\_HOOK: CLR EX1

CLR TR1

CLR TR0

SETB PL7

MOV DLYBUF,#05H

CALL LDELAY

RET

ON\_HOOK: CLR EA

CLR EX0

CLR EX1

CLR ET0

CLR ET1

CLR HOOK

CLR TIME

CLR OTFLG

CLR PL7

CALL DELAY

RET

PASSWORD: LCALL TRACK1

MOV R4,#03

MOV C\_SEC,#06 ;WAIT FOR PASSWORD 6 SECOND

CALL WAIT\_SEC

WAIT\_PW: JB OTFLG,PW\_OT

PW1: JNB STD,WAIT\_PW

K\_PWL1UP: JNB STD,GET\_PW1

STMP K\_PWL1UP

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนไว้สำหรับเรียนการสอนในชั้นประถมศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น หากมีข้อสงสัยหรือต้องการข้อมูลเพิ่มเติมและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

GET_PW1:  CLR  TR1
          CLR  OTFLG
          MOV  A,P1
          ANL  A,#0FH
          MOV  DTMFBUF,A

```

```

PW2:      JNB  STD,$
K_PW2_UP: JNB  STD,GET_PW2
          SIMP K_PW2_UP

```

```

GET_PW2:  MOV  A,P1
          ANL  A,#0FH
          MOV  DTMFBUF+1,A

```

```

PW3:      JNB  STD,$
K_PW3_UP: JNB  STD,GET_PW3
          SIMP K_PW3_UP

```

```

GET_PW3:  MOV  A,P1
          ANL  A,#0FH
          MOV  DTMFBUF+2,A

```

```

PW4:      JNB  STD,$
K_PW4_UP: JNB  STD,GET_PW4
          SIMP K_PW4_UP

```

```

GET_PW4:  MOV  A,P1
          ANL  A,#0FH
          MOV  DTMFBUF+3,A

```

```

CHK_PW:   MOV  A,DTMFBUF
          CJNE A,#1,WRONG ;1
          MOV  A,DTMFBUF+1

```

```

          CJNE A,#2,WRONG ;2

```

```

          MOV  A,DTMFBUF+2

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CJNE A,#3,WRONG ;3
MOV A,DTMFBUF+3
CJNE A,#4,WRONG ;4

```

```

CORRECT: CLR NO_PASS
RET

```

```

WRONG: DJNZ R4,PWW
SETB NO_PASS
RET

```

```

PW_OT: CLR TR1
SETB NO_PASS
RET

```

```

PWW: LCALL TRACK2
LJMP PWW
;
END CHECK PASSWORD

```

```

;*****
;* CONTROL RELAY 1-8 *
;*****
;PRESS=> 1-8 => * ON RELAY
;PRESS=> 1-8 => # OFF RELAY
;PRESS=> 0 => # OFF ALL RELAY
;*****

```

```

ED_KEY1: MOV C_SEC,#06 ;WAIT KEY PRESS 6 SECOND
ED_KEY2: JB LOOP_3,OTHER_CH

```

```

LCALL TRACK3
CALL WAIT_SEC

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ยกเว้นหากมีเหตุเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        SJMP RD_KEY3
OTHER_CH:  LCALL TRACK6
        CALL WAIT_SEC
RD_KEY3:  JB  OTFLG,OUT_PROG
PRESS1:   JNB STD,RD_KEY3
KEY_UP1:  JNB  STD,GET_KEY1
        SJMP KEY_UP1

GET_KEY1: CLR  TR1
        CLR  OTFLG
        SETB LOOP_3
        MOV  A,P1
        ANL  A,#0FH
        MOV  DTMFBUF,A
PRESS2:   JNB  STD,$
KEY_UP2:  JNB  STD,GET_KEY2
        SJMP KEY_UP2

GET_KEY2: MOV  A,P1
        ANL  A,#0FH
        MOV  DTMFBUF+1,A

CHK_PRESS: MOV  A,DTMFBUF
        CJNE A,#09,CHK_PRESS1
        LJMP ERR

CHK_PRESS1: CJNE A,#10,CHK_PRESS2
        MOV  A,DTMFBUF+1
        CJNE A,#10,OFF_ALL_CH
        LJMP OUT_PROG

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

OUT_PROG:  LCALL ON_HOOK
           LJMPL START

OFF_ALL_CH: CJNE A,#12,ERR_CLR
            CLR P2.1
            LCALL DELAY
            SETB P2.1
            CALL TRACK5
            MOV DLYBUF,#02H
            CALL LDELAY
            CLR LOOP_3
            LJMPL RD_KEY1

ERR_CLR:   SETB ERROR
            SETB LOOP_3
            LJMPL RD_KEY1

CHK_PRESS2: CJNE A,#11,CHK_PRESS3
            SJMP ERR

CHK_PRESS3: CJNE A,#12,GET_CH
            LJMPL ERR

GET_CH:    MOV A,DTMPFBUF+1

CH_ON:    CJNE A,#11,OFF_CH ;KEY = * THEN ON CHANNEL
            SETB ON_RELAY
            CALL SET_RELAY
            SJMP GET_CH1

OFF_CH:   CJNE A,#12,ERR ;KEY = # THEN OFF CHANNEL
            CLR ON_RELAY
            CALL SET_RELAY
            CLR ERROR

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่เผยแพร่โดยไม่หวังผลตอบแทนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

GET_CH1:  MOV  A,DTMFBUF
          CJNE A,#01,AIR_OFF
          JNB  ON_RELAY,AIR_OFF
          CALL AIR_ON
          CALL TEMP
          SETB LOOP_2
          LJMP RD_KEY1

```

```

AIR_OFF:  LCALL TRACK4
          LCALL DELAY
          SETB LOOP_2
          LJMP RD_KEY1

```

```

ERR:     SETB ERROR
          SETB LOOP_3
          LJMP RD_KEY1

```

```

SET_RELAY: MOV  A,DTMFBUF
          DEC  A
          JNB  ON_RELAY,SET_RELAY1
          SETB ACC.3

```

```

SET_RELAY1: MOV  P0,A
          CLR  P2.2
          CALL DELAY
          SETB P2.2
          CLR  ACC.3
          RET

```

```

TEMP:    PUSH ACC
          PUSH PSW

```

```

          PUSH DPH
          PUSH DPL

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์การใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ยกเว้นที่มิได้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

PUSH 00
PUSH 01
PUSH 02
PUSH 03
PUSH 04
PUSH 05
PUSH 06
PUSH 07

```

```

TEMP_MAIN: JB TEMP_MON1, RD_TEMP_MON
            MOV R2, #0CH ;COMMAND FOR WRITE CONFIG
            MOV R3, #00000011B ;SET DS1620 COMMUNICATE
            CALL DTWR8 ;WITH CPU, 1 SHOT MODE
            CALL DEFAULT
            CALL RD_TEMP_1ST
            JB TEMP20, OUT_TEMP20
RD_KEY: CALL SOUND_SQ ;PRESS "#" TO SET TEMP.
        CALL SOUND_ZERO ;PRESS "0" TO EXIT
WAIT_KEY: MOV C_SEC, #05
        CALL WAIT_SEC
WAIT_KEY1: JB OTFLG, OUT_TEMP
        JNB STD, WAIT_KEY1
WAIT_KEY12: JNB STD, WAIT_KEY11
            SJMP WAIT_KEY12

```

```

RD_TEMP_MON: CALL RD_TEMP
            LJMP OUT_TEMP20

```

```

WAIT_KEY11: CLR TR1
            CLR OTFLG

```

```
MOV A, P1
```

```
ANL A, #00001111B
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามเผยแพร่ต่อแหล่งเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
CJNE A,#0AH,$!6
LJMP OUT_TEMP
CJNE A,#0CH,RD_KEY
CALL SET_TEMP
```

```
OUT_TEMP20: POP 07
```

```
POP 06
```

```
POP 05
```

```
POP 04
```

```
POP 03
```

```
POP 02
```

```
POP 01
```

```
POP 00
```

```
POP DPL
```

```
POP DPH
```

```
POP PSW
```

```
POP ACC
```

```
RET ;RETURN TO SET CHANNEL 2...
```

```
OUT_TEMP: CLR TRI
```

```
CLR OIFLG
```

```
CALL DEFAULT
```

```
POP 07
```

```
POP 06
```

```
POP 05
```

```
POP 04
```

```
POP 03
```

```
POP 02
```

```
POP 01
```

```
POP 00
```

```
POP DPL
```

```
POP DPH
```

```
POP PSW
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
POP ACC
RET ;RETURN TO SET CHANNEL 2...
```

```
START_CONV: MOV R2,#0EEH ;COMMAND FOR START CONVERT
CALL DTWR
```

```
CONV_DONE: MOV R2,0ACH ;READ CONFIG (DONE BIT)
CALL DTRD8
MOV A,TEMPBUF
JNB ACC.7,CONV_DONE ;WAIT UNTIL FINISH CONV.
RET
```

```
RD_TEMP_1ST: MOV R7,#02H
RD_TEMP_1ST1: CALL START_CONV
MOV R2,#0AAH ;COMMAND FOR READ TEMP.
CALL DTRD16 ;CLEAR DS1620 FIRST BUFFER
MOV TEMPBUF,#00H
DJNZ R7,RD_TEMP_1ST1
CALL RD_TEMP
RET
```

```
RD_TEMP: CALL START_CONV
MOV R2,#0AAH ;COMMAND FOR READ TEMP.
CALL DTRD16
RET
```

```
WAIT_SEC: MOV TMOD,#00010110H ;T0 AS COUNTER MODE 2
MOV TH1,#HIGH TIMEVAR ;T1 AS TIMER MODE 1
MOV TL1,#LOW TIMEVAR
MOV TIMECYC,#00H
MOV COUNT_SEC,#00H
```

```
CLR OTFLG
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SETB ET1      ;ENABLE T_0 INTERRUPT
SETB TR1      ;START T_0 TIMER
RET

```

```

COUNT_CYC:  PUSH  ACC
              PUSH  PSW
              PUSH  DPH
              PUSH  DPL
              MOV   TH1,#HIGH TIMEVAR  ;LOAD NEW COUNT VAR.
              MOV   TL1,#LOW TIMEVAR
              INC   TIMECYC             ;COUNT FOR 15 CYCLES
              MOV   A,TIMECYC
              CJNE  A,#15,OUT_COUNT_CYC
              MOV   TIMECYC,#00H       ;RESET COUNT CYCLE
              INC   COUNT_SEC
              MOV   A,COUNT_SEC
              CJNE  A,C_SEC,OUT_COUNT_CYC
              MOV   COUNT_SEC,#00H
              SETB  OTIFLG
OUT_COUNT_CYC: POP  DPL
              POP  DPH
              POP  PSW
              POP  ACC
              RETI

```

```

DEFAULT:     MOV   T_H_BUF,#02EH ;SET T_HIGH = 23 DEG.C
              MOV   T_L_BUF,#026H ;SET T_LOW = 19 DEG.C
              CALL  USER_TEMP
              RET           ;RETURN TO TEMP_MAIN

```

\*\*\*\*\*

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการเชิงงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ; PROCEDURE TO SET THEMPERATURE VIA TELEPHONE  
 ไม่ว่าการณ์ใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งถ้ามีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องยื่นฟ้องถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

; IN =
; OUT =
; REG. = A, R7,
;*****

SET_TEMP:  MOV  DLYBUF,#03H
           CALL  LDELAY
KEY_LOOP:  MOV  KEY_COUNT,#04
PRS_STAR:  CALL  SOUND_STAR      ;PRESS "*" TO CHANGE TEMP.
           CALL  SOUND_ZERO      ;PRESS "0" TO EXIT
           MOV  C_SEC,#05
           CALL  WAIT_SEC
WAIT_KEY2: JB  OTFLG,OT_OUT      ;WAIT UNTIL TIME OUT
           JNB  STD,WAIT_KEY2    ;WAIT FOR CONVERT DTMF
WAIT_KEY22: JNB  STD,WAIT_KEY21
           SIMP WAIT_KEY22
WAIT_KEY2B CLR  TRI
           CLR  OTFLG
           MOV  A,P1
           ANL  A,#00001111B
           CJNE A,#0BH,$+8
           DEC  KEY_COUNT
           LJMP CHK_KEY
           CJNE A,#0AH,PRS_STAR  ;KEY = 0 THEN EXIT

OT_OUT:   CLR  TRI
           CLR  OTFLG
           CALL  DEFAULT
           RET      ;RETURN TO TEMP_MAIN

CHK_KEY:  MOV  A,KEY_COUNT
           CJNE A,#03,CHK23
           LJMP KEY21

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
CHK23: CJNE A,#02,CHK25
```

```
LJMP KEY23
```

```
CHK25: CJNE A,#01,KEY_LOOP
```

```
LJMP KEY25
```

```
KEY21: CALL SOUND21 ;TO SET 21 DEG.C
```

```
MOV DLYBUF,#03H
```

```
CALL LDELAY
```

```
LJMP ITEMS
```

```
KEY23: CALL SOUND23 ;TO SET 23 DEG.C
```

```
MOV DLYBUF,#03H
```

```
CALL LDELAY
```

```
LJMP WHAT_KEY
```

```
KEY25: CALL SOUND25 ;TO SET 25 DEG.C
```

```
MOV DLYBUF,#03H
```

```
CALL LDELAY
```

```
LJMP WHAT_KEY
```

```
ITEMS: CALL SOUND_SQ ;PRESS "#" TO CONFIRM
```

```
CALL SOUND_STAR ;PRESS "*" TO NEXT TEMP
```

```
CALL SOUND_ZERO ;PRESS "0" TO EXIT
```

```
LJMP WHAT_KEY
```

```
WHAT_KEY: CALL WAIT_SEC
```

```
WAIT_KEY3: JB OTFLG,OT_OUT1 ;WAIT UNTIL TIME OUT
```

```
JNB STD,WAIT_KEY3 ;WAIT FOR CONVERT DTMF
```

```
WAIT_KEY32: JNB STD,WAIT_KEY31
```

```
SIMP WAIT_KEY32
```

```
WAIT_KEY31: CLR TRI
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLR  OTFLG
MOV  A,P1
ANL  A,#00001111B
CJNE A,#0BH,$+8      ;PRESS "*" TO NEXT TEMP
DEC  KEY_COUNT
LJMP CHK_KEY
CJNE A,#0CH,$+6      ;PRESS "#" TO SET NEW TEMP
LJMP TEMP_OK
CJNE A,#0AH,WHAT_KEY ;PRESS "0" TO EXIT

OT_OUT1: CLR  TR1
        CLR  OTFLG
        CALL DEFAULT
        RET      ;RETURN TO TEMP MAIN

TEMP_OK: MOV  DLYBUF,#02
        MOV  A,KEY_COUNT
        CJNE A,#03,SET23
        MOV  T_H_BUF,#02DH
        MOV  T_L_BUF,#027H
        CALL SOUND21
        CALL LDELAY
        LJMP USER_TEMP

SET23:  CJNE A,#02,SET25
        MOV  T_H_BUF,#031H
        MOV  T_L_BUF,#02BH
        CALL SOUND23
        CALL LDELAY
        LJMP USER_TEMP

SET25:  CJNE A,#01,$+12
        MOV  T_H_BUF,#035H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV T_L_BUF,#02FH
CALL SOUND25
CALL LDELAY
LJMP USER_TEMP

```

USER\_TEMP:

```

SET_T_HIGH: MOV R2,#01H ;COMMAND FOR WRITE T_HIGH
MOV R3,#00H ;TEMPERATURE IS POSITIVE
MOV R4,T_H_BUF ;T_HIGH
CALL DTWR16

```

```

SET_T_LOW: MOV R2,#02H ;COMMAND FOR WRITE T_LOW
MOV R3,#00H ;TEMPERATURE IS POSITIVE
MOV R4,T_L_BUF ;T_LOW
CALL DTWR16

```

```

OUT_SET_TEMP: RET ;RETURN TO SET TEMP_MAIN

```

```

SOUND_STAR: PUSH ACC
PUSH DPH
PUSH DPL
MOV A,#0FBH
LCALL PLAY
MOV A,#0A0H
LCALL PLAY
MOV A,#0B6H
LCALL PLAY
MOV A,#058H
LCALL PLAY
MOV A,#08EH
LCALL PLAY

```

```

MOV A,#06DH

```

```

LCALL PLAY

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
POP DPL
POP DPH
POP ACC
RET
```

```
SOUND_SQ: PUSH ACC
```

```
    PUSH DPH
    PUSH DPL
    MOV A,#0FBH
    LCALL PLAY
    MOV A,#097H
    LCALL PLAY
    MOV A,#0B6H
    LCALL PLAY
    MOV A,#087H
    LCALL PLAY
    MOV A,#08EH
    LCALL PLAY
    POP DPL
    POP DPH
    POP ACC
    RET
```

```
SOUND_ZERO: PUSH ACC
```

```
    PUSH DPH
    PUSH DPL
    MOV A,#047H
    LCALL PLAY
    MOV A,#3FH
    LCALL PLAY
```

```
    MOV A,#0B6H
    LCALL PLAY
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ในงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ยกเว้นหากมีเหตุเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
MOV A,#0F0H
LCALL PLAY
POP DPL
POP DPH
POP ACC
RET
```

```
SOUND21: PUSH ACC
```

```
PUSH DPH
PUSH DPL
MOV A,#07FH
LCALL PLAY
MOV A,#00
LCALL PLAY
MOV A,#076H
LCALL PLAY
POP DPL
POP DPH
POP ACC
RET
```

```
SOUND23: PUSH ACC
```

```
PUSH DPH
PUSH DPL
MOV A,#07FH
LCALL PLAY
MOV A,#0EH
LCALL PLAY
MOV A,#076H
LCALL PLAY
```

```
POP DPL
```

```
POP DPH
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

POP ACC
RET

```

```

SOUND25:  PUSH ACC

```

```

    PUSH DPH
    PUSH DPL
    MOV  A,#07FH
    LCALL PLAY
    MOV  A,#1DH
    LCALL PLAY
    MOV  A,#076H
    LCALL PLAY
    POP  DPL
    POP  DPH
    POP  ACC
    RET

```

```

; *****
; PROCEDURE TO WRITE COMMAND & DATA 8, 16 BITS
; WRITE COMMAND,DATA TO DS1620
; IN = R2  COMMAND
;   R3,R4 DATA
; REG = A,R2,R3,R4,R5,R6
; *****

```

```

DTWR:    CLR  TCLK    ;CLK=0

```

```

    CALL DTDEL

```

```

    SETB TRST    ;RST=1

```

```

    CALL DTDEL

```

```

    MOV  A,R2    ;COMMAND

```

```

    CALL DTWES

```

```

    CLR  TRST    ;RST=0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
CALL DTDEL
RET
```

```
DTWR8: CLR TCLK ;CLK=0
```

```
CALL DTDEL
SETB TRST ;RST=1
CALL DTDEL
MOV A,R2 ;COMMAND
```

```
CALL DTWRS
MOV A,R3 ;DATA
CALL DTWRS
CLR TRST ;RST=0
```

```
CALL DTDEL
CALL DTDELE
RET
```

```
DTWR16: CLR TCLK ;CLK=0
```

```
CALL DTDEL
SETB TRST ;RST=1
CALL DTDEL
MOV A,R2 ;COMMAND
```

```
CALL DTWRS
MOV A,R4 ;DATA LOW BYTE
CALL DTWRS
MOV A,R3 ;DATA HIGH BYTE
```

```
CALL DTWRS
CLR TRST ;RST=0
CALL DTDEL
CALL DTDELE
```

```
RET
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 DTWR5: MOV R5,#8 ;WRITE COMMAND/DATA  
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DTWRS1:  REC  A
          MOV  TDQ,C
          NOP
          SETB TCLK      ;RISING EDGE CLOCK
          CALL DTDEL
          CLR  TCLK
          CALL DTDEL
          DJNZ R5,DTWRS1
          RET

```

```

DTDEL:    MOV  R6,#4      ;LDELAY
          DJNZ R6,$
          RET

DTDELE:   MOV  R5,#40H    ;END LDELAY (FOR EPROM)
DTDELE1:  MOV  R6,#0
          DJNZ R6,$
          DJNZ R5,DTDELE1
          RET

```

```

; *****
; PROCEDURE TO READ DATA 8, 16 BITS
; WRITE COMMAND , READ DATA TO/FROM DS1620
; IN = R2  COMMAND
; OUT = R3,R4 DATA (9 BIT)
; REG = A,R2,R3,R4,R5,R6
; *****

```

```

DTRD8:   CLR  TCLK      ;CLK=0
          CALL DTDEL
          SETB TRST      ;RST=1
          CALL DTDEL

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ภายใต้การคุ้มครองการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ยินดีขอสงวนสิทธิ์ในการเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV  A,R2      ;COMMAND
CALL DTWRS
CALL DTRDS
MOV  TEMPBUF,A
CLR  TRST      ;RST=0
CALL DTDEL
RET

```

```

DTRD16:  CLR  TCLK      ;CLK=0

```

```

CALL DTDEL
SETB TRST      ;RST=1
CALL DTDEL
MOV  A,R2      ;COMMAND
CALL DTWRS
CALL DTRDS
MOV  TEMPBUF,A
CALL DTRDS
ANL  A,#00000001B
MOV  TEMPBUF+1,A
CLR  TRST      ;RST=0
CALL DTDEL
RET

```

```

DTRDS:   MOV  R5,#8      ;READ DATA SUB

```

```

CLR  A

```

```

DTRDS1:  CLR  TCLK

```

```

CALL DTDEL

```

```

MOV  C,TDQ

```

```

REC  A

```

```

SETB TCLK

```

```

CALL DTDEL

```

```

DINZ  R5,DTRDS1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

RET

DELAY: PUSH ACC

PUSH PSW

PUSH 02

PUSH 03

MOV R2,#0

DELAY1: MOV R3,#0

DJNZ R3,\$

DJNZ R2,DELAY1

POP 03

POP 02

POP PSW

POP ACC

RET

DELAY2: PUSH ACC

PUSH PSW

PUSH 02

MOV R2,#0

DJNZ R2,\$

POP 02

POP PSW

POP ACC

RET

LDELAY: PUSH ACC

PUSH PSW

PUSH 05

PUSH 06

PUSH 07

MOV R5,DLYBUF

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LWAIT2:  MOV  R6,#0FFH
LWAIT1:  MOV  R7,#0FFH

        DJNZ R7,$
        DJNZ R6,LWAIT1
        DJNZ R5,LWAIT2
        POP  07
        POP  06
        POP  05
        POP  PSW
        POP  ACC
        RET

```

```

;*****
;* VOICE PLAYBACK DEVICES CONTROL *
;*****

```

```

;IN=A

```

```

PLAY:   SETB PD
        LCALL DELAY
        CLR  PD
        MOV  PD,A
        CLR  CE_ISD
        LCALL DELAY2
        SETB CE_ISD
        SETB EA
        SETB EX0
        JNB  ENDSOUND,$
        CLR  EX0
        CLR  ENDSOUND
        LCALL DELAY
        RET

```

```

STOP:   SETB ENDSOUND

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

    RETI
TRACK1:  PUSH  ACC
          PUSH  DPH
          PUSH  DPL
          MOV   A,#0C2H
          LCALL PLAY
          POP   DPL
          POP   DPH
          POP   ACC
          RET

```

```

TRACK2:  PUSH  ACC
          PUSH  DPH
          PUSH  DPL
          MOV   A,#0D6H
          LCALL PLAY
          POP   DPL
          POP   DPH
          POP   ACC
          RET

```

```

TRACK3:  PUSH  ACC
          PUSH  DPH
          PUSH  DPL
          MOV   R1,#0

```

```

N1:      MOV   A,R1
          MOV   DPTR,#ANS3
          MOVC  A,@A+DPTR
          CJNE  A,#0FFH,N2
          SJMP  END_S3

```

```

N2:      LCALL PLAY
          INC   R1

```

```

          SJMP  N1
END_S3:  POP   DPL

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

POP DPH
POP ACC
RET

TRACK4:  PUSH ACC
         PUSH DPH
         PUSH DPL
         MOV  A,DTMFBUF
S42:     MOV  DPTR,#ANS0
         MOVC A,@A+DPTR
         LCALL PLAY
         JB   ON_RELAY,S44
         MOV  A,#0SEH
         SJMP END_S4
S44:     MOV  A,#65H
END_S4:  LCALL PLAY
END_S41: POP  DPL
         POP  DPH
         POP  ACC
         RET
TRACK5:  PUSH ACC
         PUSH DPH
         PUSH DPL
         MOV  R1,#0
N51:     MOV  A,R1
         MOV  DPTR,#ANSS
         MOVC A,@A+DPTR
         CJNE A,#0FFH,N52
         SJMP END_S5
N52:     LCALL PLAY
         INC  R1
         SJMP N51
END_S5:  POP  DPL

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
POP DPH
POP ACC
RET
```

```
TRACK6:  PUSH ACC
```

```
        PUSH DPH
```

```
        PUSH DPL
```

```
        MOV  R1,#0
```

```
N61:    MOV  A,R1
```

```
        MOV  DPTR,#ANS6
```

```
        MOVC A,@A+DPTR
```

```
        CJNE A,#0FFH,NEXT_WORD
```

```
        SJMP END_S61
```

```
NEXT_WORD: CJNE A,#01H,N62
```

```
        SJMP END_S60
```

```
N62:    LCALL PLAY
```

```
N63:    INC  R1
```

```
        SJMP N61
```

```
END_S60: MOV  DLYBUE,#03
```

```
        CALL LDELAY
```

```
        SJMP N63
```

```
END_S61: POP  DPL
```

```
        POP  DPH
```

```
        POP  ACC
```

```
        RET
```

```
AIR_ON:  PUSH ACC
```

```
        PUSH DPH
```

```
        PUSH DPL
```

```
        MOV  R1,#0
```

```
AIR1:   MOV  A,R1
```

```
        MOV  DPTR,#AIR_TAB
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ทำงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามเผยแพร่ต่อสาธารณะและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV C A,@A+DPTR
CJNE A,#0FFH,INST1
SJMP END_AIR

INST1: CJNE A,#01H,AIR2
        SJMP AIR3

AIR2:   LCALL PLAY
AIR21:  INC R1
        SJMP AIR1

AIR3:   MOV DLYBUF,#03H
        CALL LDELAY
        SJMP AIR21

END_AIR: POP DPL
        POP DPH
        POP ACC
        RET

ANS0:   DB 000H,000H,007H,00EH,015H,01DH
        DB 026H,02FH,038H,0FFH

ANS3:   DB 058H,0AAH,0B6H,065H,0FBH,0A0H
        DB 0B6H,05EH,0FBH,097H,0FFH

ANS5:   DB 05EH,0AAH,04FH,0FFH

ANS6:   DB 058H,0AAH,06DH,001H,0B6H,0F0H
        DB 047H,03FH,03FH,0FFH

AIR_TAB: DB 065H,0AAH,08EH,0FFH

        END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ภาคผนวก ข

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**Features**

- Supports Loop Start and Ground Start protocols
- 2-4 Wire conversion
- Programmable Input Impedance, Network Balance Impedance and gains
- Three relay drivers
- Line state detection outputs
- 15mA operation allowing long line length capability
- On-hook reception for Caller Line Identification
- Meets FCC Part 68 Leakage Current Requirements

ISSUE 3

September 1997

**Ordering Information**

MH88632B 40 Pin SIL Package  
 MH88632BT 40 Pin 90° Package  
 0°C to 70°C

**Description**

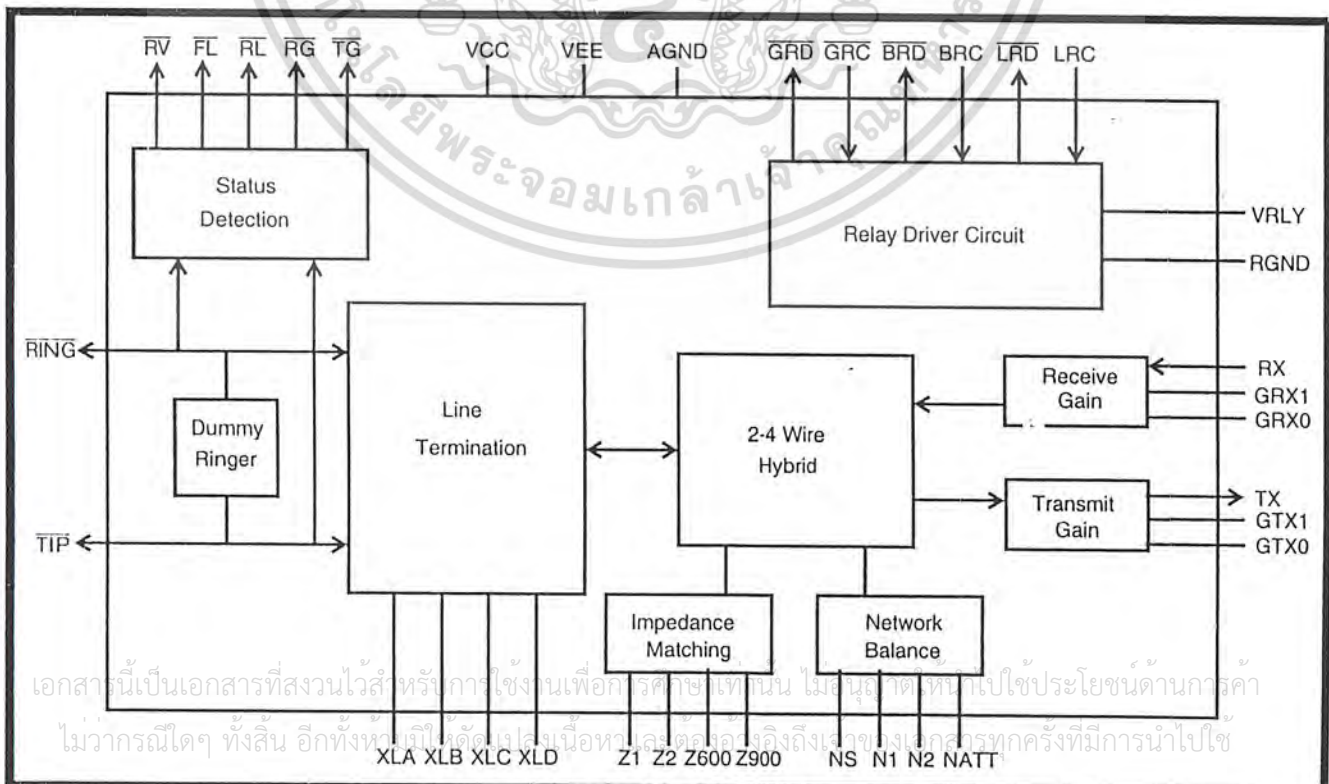
The Mitel MH88632B Central Office Interface Circuit provides a complete analog and signalling link between audio switching equipment and a subscriber line. The device is available in a single in line package for high packing densities or in a 90° package for reduced card clearance.

The device is fabricated using thick film hybrid technology for optimum circuit design and very high reliability.

**Applications**

Interface to Central Office telephone line for

- PBX
- Key Telephone System
- Terminal Equipment
- Digital Loop Carrier
- Wireless Local Loop


**Figure 1 - Functional Block Diagram**

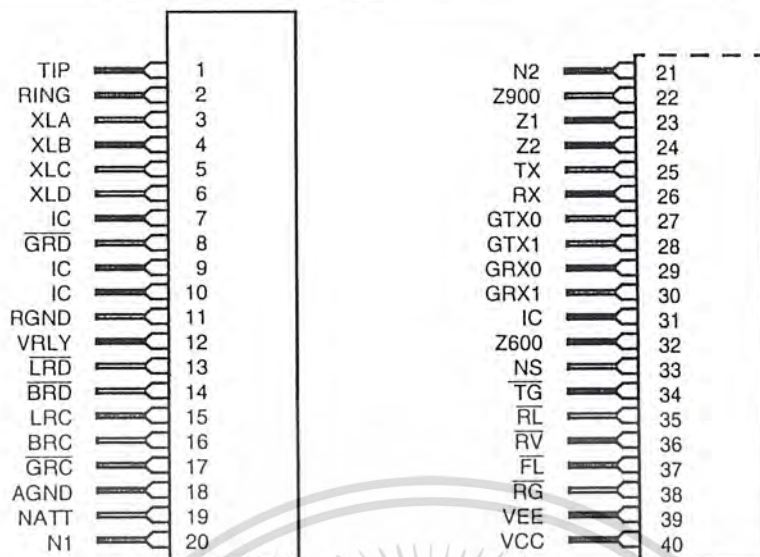


Figure 2 - Pin Connections

## Pin Description

Pin #	Name	Description
1	TIP	Tip Lead. Connects to the Tip lead of a telephone line usually via an external protection circuit.
2	RING	Ring Lead. Connects to the Ring lead of a telephone line usually via an external protection circuit.
3	XLA	Loop Relay Contact A. Connects to XLB through relay contacts (K1A) when the relay is energized.
4	XLB	Loop Relay Contact B. Connects to XLA through relay contacts (K1A) when the relay is energized.
5	XLC	Loop Relay Contact C. Connects to XLD through relay contacts (K1B) when the relay is energized.
6	XLD	Loop Relay Contact D. Connects to XLC through relay contacts (K1B) when the relay is energized.
7	IC	Internal Connection. No connection should be made to this pin.
8	$\overline{\text{GRD}}$	Ground Ring Lead Relay Drive (Output). Connects to the Ground Ring Lead Relay coil (K3) and is controlled by GRC.
9	IC	Internal Connection. No connection should be made to this pin.
10	IC	Internal Connection. No connection should be made to this pin.
11	RGND	Relay Ground. Return path for relay supply voltage.
12	VRLY	Relay Positive Supply Voltage. Normally +5V. Connects to all relay coils and the relay supply voltage.
13	$\overline{\text{LRD}}$	Loop Relay Drive (Output). Connects to the Loop Relay coil (K1) and is controlled by LRC.
14	$\overline{\text{BRD}}$	Bias Relay Drive (Output). Connects to the Bias Relay coil (K2) and is controlled by BRC.
15	LRC	Loop Relay Control (Input). A logic 1 activates LRD. The Loop Relay (K1) is used for placing the Line Termination across Tip and Ring.

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Pin Description (continued)

16	BRC	<b>Bias Relay Control (Input).</b> A logic 1 activates $\overline{\text{BRD}}$ . The Bias Relay (K2) is used to connect Tip and Ring to -48V via bias resistors. This input should be connected to logic 0 when not used.
17	$\overline{\text{GRC}}$	<b>Ground Ring Relay Control (Input).</b> A logic 0 activates $\overline{\text{GRD}}$ . The Ground Ring Lead Relay (K3) is used to connect Ring to AGND via a bias resistor. This input should be connected to logic 1 when not used.
18	AGND	<b>Analog Ground.</b> 4-Wire Ground. Normally connects to system ground. This pin must be connected to the system ground in Ground Start applications.
19	NATT	<b>Network Balance AT&amp;T Node.</b> Used when setting the Network Balance Impedance to AT&T compromise network.
20	N1	<b>Network Balance Node 1.</b> Used when a Network Balance Impedance which differs from the Input Impedance is required or when NATT is used.
21	N2	<b>Network Balance Node 2.</b> Used when a Network Balance Impedance which differs from the Input Impedance is required.
22	Z900	<b>Input Impedance 900<math>\Omega</math> Node.</b> Connects to Z1 when selecting an Input Impedance of 900 $\Omega$ .
23	Z1	<b>Input Impedance Node 1.</b> Used when setting the Input Impedance.
24	Z2	<b>Input Impedance Node 2.</b> Used when a user defined Input Impedance is required.
25	TX	<b>Transmit (Output).</b> 4-Wire ground (AGND) referenced analog output.
26	RX	<b>Receive (Input).</b> 4-Wire ground (AGND) referenced analog input.
27	GTX0	<b>Transmit Gain Node 0.</b> Connects to GTX1 for 0dB transmit gain.
28	GTX1	<b>Transmit Gain Node 1.</b> Connects to GTX0 for 0dB transmit gain or via a resistor to AGND for transmit gain programming.
29	GRX0	<b>Receive Gain Node 0.</b> Connects to GRX1 for 0dB receive gain.
30	GRX1	<b>Receive Gain Node 1.</b> Connects to GRX0 for 0dB receive gain or via a resistor to AGND for receive gain programming.
31	IC	<b>Internal Connection.</b> No connection should be made to this pin.
32	Z600	<b>Loop Impedance 600<math>\Omega</math> Node.</b> Connects to Z1 when selecting an Input Impedance of 600 $\Omega$ .
33	NS	<b>Network Balance Setting (Input).</b> Used to select the Network Balance impedance.
34	$\overline{\text{TG}}$	<b>Tip Lead Ground Detect (Output).</b> A logic 0 output indicates that the Tip lead is at ground (AGND) potential.
35	$\overline{\text{RL}}$	<b>Reverse Loop Detect (Output).</b> In the on-hook state, a logic 0 output indicates that reverse loop battery is present. In the off-hook state, a logic 0 output indicates that reverse loop current is present.
36	$\overline{\text{RV}}$	<b>Ringing Voltage Detect (Output).</b> A logic low indicates that ringing voltage is across the Tip and Ring leads.
37	$\overline{\text{FL}}$	<b>Forward Loop Detect (Output).</b> In the on-hook state, a logic 0 output indicates that forward loop battery is present. In the off-hook state, a logic 0 output indicates that forward loop current is present.
38	$\overline{\text{RG}}$	<b>Ring Lead Ground Detect (Output).</b> A logic 0 output indicates that the Ring lead is at ground (AGND) potential.
39	VEE	<b>Negative Supply Voltage.</b> -5V DC
40	VCC	<b>Positive Supply Voltage.</b> +5V DC

## Functional Description

The MH88632B is a Central Office Interface Circuit (COIC). It is used to correctly terminate a Central Office 2-Wire telephone line. The device provides a signalling link and a 2-4 Wire line interface between the telephone line and subscriber equipment. The subscriber equipment can include Private Branch Exchanges (PBX's), Key Telephone Systems, Terminal Equipment, Digital Loop Carriers and Wireless Local Loops.

All descriptions assume that the device is connected as in the application circuit shown in Figure 3.

## Isolation Barrier

The MH88632B provides an isolation barrier which is designed to meet FCC Part 68 (November 1987) Leakage Current Requirements.

## External Protection

An external protection circuit may be required to assist in preventing overvoltage damage to the device and the subscriber equipment in which it is incorporated. The type of protection required is dependant on the application and the regulatory standards. Please contact the governing regulatory body and local approvals testing houses for more assistance.

This protection is shown in block form in Figure 3.

## Suitable Markets

The programmability offered by the MH88632B enhances its suitability for use throughout the world. However, care should be taken that all regulatory requirements, e.g. isolation and DC termination, are being fulfilled for the particular application in which the device is intended to be used.

## Line Termination

When LRC is at a logic 1,  $\overline{\text{LRD}}$  is taken to a logic 0 which energizes the Loop Relay (K1), connecting XLA to XLB and XLC to XLD. This places a line termination across Tip and Ring. The device can be considered to be in an off-hook state and DC loop current will flow. The line termination consists of a DC resistance and an AC impedance. When LRC is

at a logic 0, the Line Termination is removed from across Tip and Ring.

An internal Dummy Ringer is permanently connected across Tip and Ring which is a series AC load of (17k $\Omega$ +330nF). This represents a mechanical telephone ringer and allows ringing voltages to be sensed. This load can be considered negligible when the line has been terminated.

Depending on the Network Protocol being used the line termination can seize the line for an outgoing call, terminate an incoming call, or if applied and disconnected at the correct rate can be used to generate dial pulse signals.

The DC line termination circuitry provides the line with an active DC load which is equivalent to a DC resistance of between 190 $\Omega$  and 290 $\Omega$  dependant on the loop current.

## AC Input Impedance

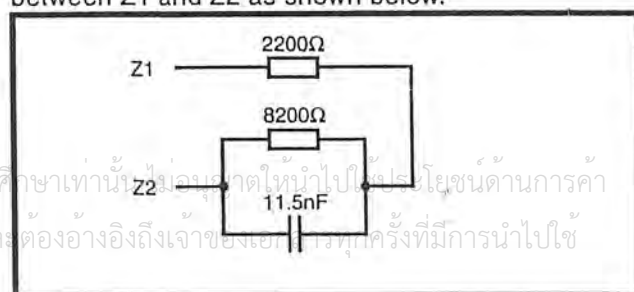
The Input Impedance ( $Z_{in}$ ) is the AC impedance that the MH88632B places across Tip and Ring in order to terminate the telephone line. It can be user defined, set to 600 $\Omega$  or set to 900 $\Omega$ .

To select a 600 $\Omega$  Input Impedance, Z1 should be connected directly to Z600. No connection should be made to Z2 or Z900.

To select a 900 $\Omega$  Input Impedance, Z1 should be connected directly to Z900. No connection should be made to Z2 or Z600.

In order to user define the Input Impedance an impedance network should be placed between Z1 and Z2. This should be equivalent to 10 times the required Input Impedance and must be greater than 100 $\Omega$  at 3.4kHz. No connection should be made to Z600 or Z900.

For example, to implement an Input Impedance of 220 $\Omega$ +(820 $\Omega$ //115nF) an impedance network of 2200 $\Omega$ +(8200 $\Omega$ //11.5nF) should be connected between Z1 and Z2 as shown below.



User defined Input Impedances can be used to satisfy most national requirements. See Table 1.

All connections should be kept as short as possible.

**Network Balance Impedance**

The MH88632B's Network Balance Impedance can be selected to mirror the Input Impedance, to be AT&T compromise or set to a user defined value. Thus, the Network Balance Impedance can comply with most national requirements.

With NS at logic 0, the Network Balance Impedance is selected to mirror the Input Impedance of the device. No connection should be made to NATT, N1 and N2.

To select a Network Balance Impedance equal to AT&T Compromise (i.e.  $350\Omega + (1k\Omega // 210nF)$ ), NS should be set to a logic 1 and a direct connection made between NATT and N1. No connection should be made to N2.

To set a user defined Network Balance Impedance NS is set to a logic 1. An impedance network which is 10 times the required Network Balance Impedance must be placed between N1 and AGND. Another impedance network must be placed between N1 and N2 which is 10 times the selected input impedance of the device.

For example, to implement a Network Balance Impedance of  $220\Omega + (820\Omega // 115nF)$ , an impedance network of  $2200\Omega + (8200\Omega // 11.5nF)$  must be connected between N1 and AGND. An impedance network equal to 10 times the selected Input Impedance must be connected between N1 and N2. See Table 2.

All connections should be kept as short as possible.

**2-4 Wire Conversion**

The device converts the balanced 2-Wire input, presented by the line at Tip and Ring, to a ground referenced signal at TX. This circuit operates with or without loop current; signal reception with no loop current is required for on-hook reception enabling the detection of Caller Line Identification signals.

Conversely, the device converts the ground referenced signal input at RX, to a balanced 2-Wire signal across Tip and Ring.

The 4-Wire side (TX and RX) can be interfaced to a filter/codec, such as the Mitel MT896X, for use in digital voice switched systems.

During full duplex transmission, the signal at Tip and Ring consists of both the signal from the device to the line and the signal from the line to the device. The signal input at RX, being sent to the line, must not appear at the output TX. In order to prevent this, the device has an internal cancellation circuit. The measure of attenuation is Transhybrid Loss (THL).

**Programmable Transmit and Receive Gain**

The Transmit Gain (GTX) of the MH88632B is the gain from the balanced signal across Tip and Ring to the ground referenced signal at TX. It is programmed by making a connection to GTX1. A direct connection from GTX1 to GTX0 selects a gain of 0dB. A direct connection from GTX1 to AGND selects a gain of +6dB. Other gains can be programmed by connecting a resistor ( $R_{TX}$ ) between GTX1 and AGND. The value of resistor is selected using the following formulae.

$$R_{TX} = \frac{5000}{10^{-(GTX/20)} - 0.5}$$

$$GTX = -20 \log(0.5 + \frac{5000}{R_{TX}})$$

The Receive Gain (GRX) of the MH88632B is the gain from the ground referenced signal at RX to the balanced signal across Tip and Ring. It is programmed by making a connection to GRX1. A direct connection from GRX1 to GRX0 selects a gain of 0dB. A direct connection from GRX1 to AGND selects a gain of +6dB. Other gains can be programmed by connecting a resistor ( $R_{RX}$ ) between GRX1 and AGND. The value of resistor is selected using the following formulae.

$$R_{RX} = \frac{5000}{10^{-(GRX/20)} - 0.5}$$

$$GRX = -20 \log(0.5 + \frac{5000}{R_{RX}})$$

For the correct programming of Transmit and Receive Gains the selected Input Impedance must match the specified telephone line characteristic impedance.

Both Gains are programmable in the range -12dB to +6dB. This wide range is capable of accommodating most system loss plans. See Tables 3 and 4.

## Caller Line Identification

Caller Line Identification (CLI) provides the called party with the calling party telephone number. The Central Office will utilise the voice path of a regular loop-start telephone line when the MH88632B is in the on-hook state. The CLI information is typically a Frequency Shift Keyed (FSK) data signal which is output at TX.

## Supervisory Features

### Line Status Detection Outputs

The MH88632B supervisory circuitry provides the signalling status outputs which are monitored by the system controller. The supervisory circuitry is capable of detecting: ringing voltage; forward and reverse loop battery; forward and reverse loop current; grounded tip lead; and grounded ring lead.

If these Supervisory Features and the Control Features are used as indicated in Figure 3 they can implement common Network Protocols such as Loop-Start Signalling and Ground-Start Signalling.

#### 1. Ringing Voltage Detect Output ( $\overline{RV}$ )

The  $\overline{RV}$  output provides a logic 0 when ringing voltage is detected across Tip and Ring. This detector includes a filter which ensures that the output toggles at the ringing cadence and not at the ringing frequency. Typically this output switches to a logic 0 after 50ms of applied ringing voltage and remains at a logic 0 for 50ms after ringing voltage is removed.

#### 2. Forward Loop and Reverse Loop Detect Outputs ( $\overline{FL}$ & $\overline{RL}$ )

The  $\overline{FL}$  output provides a logic 0 when either forward loop battery or forward loop current is detected, that is the Ring pin voltage is negative with respect to Tip pin voltage.

The  $\overline{RL}$  output provides a logic 0 when either reverse loop battery or reverse loop current is detected, that is the Tip pin voltage is negative with respect to Ring pin voltage.

#### 3. Tip Ground and Ring Ground Detect Outputs ( $\overline{TG}$ & $\overline{RG}$ )

The  $\overline{TG}$  output provides a logic 0 when the Tip pin is at ground (AGND) potential.

The  $\overline{RG}$  output provides a logic 0 when the Ring pin is at ground (AGND) potential.

### Control Inputs

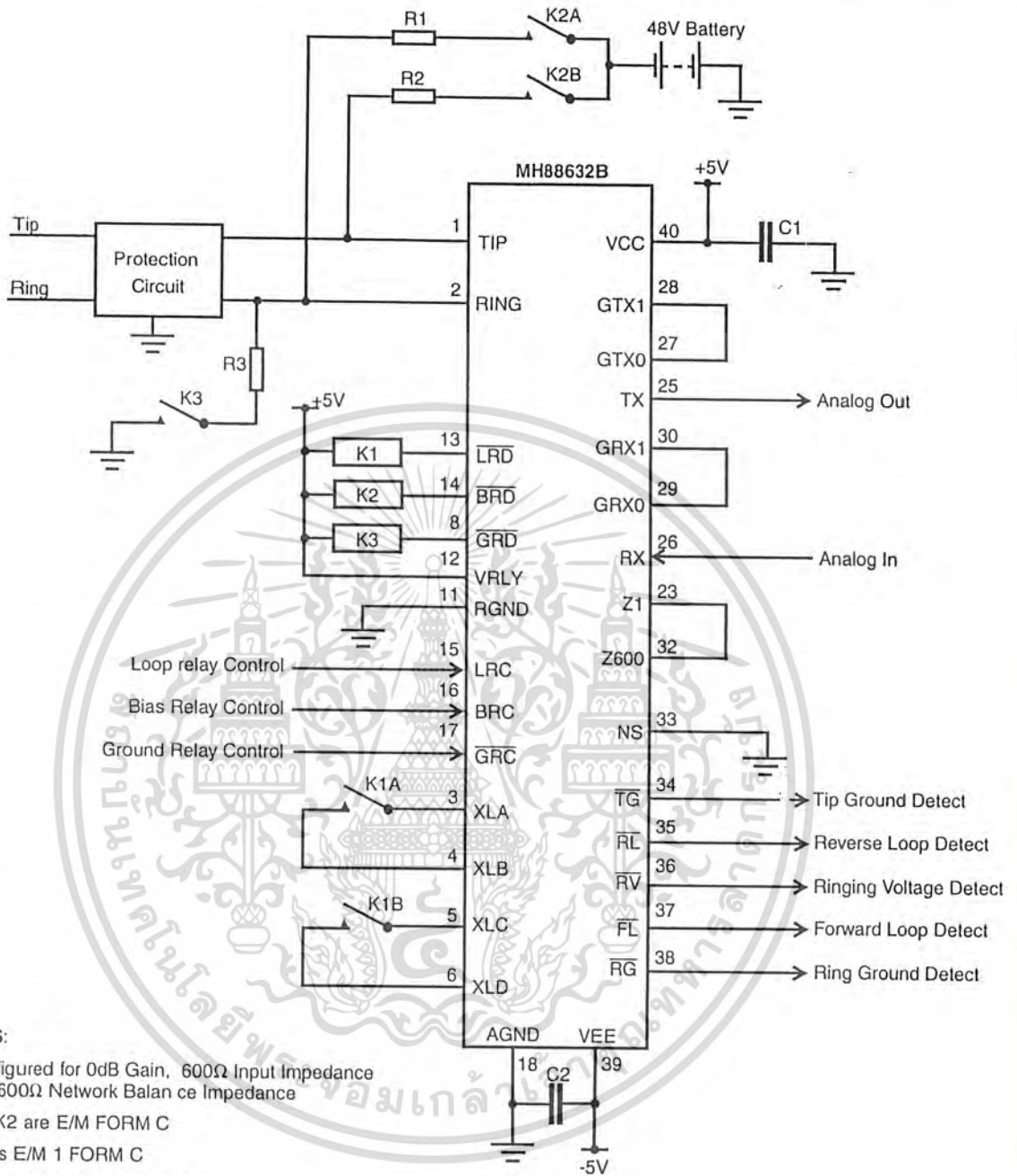
The MH88632B accepts control signals from the system controller at the inputs Loop Relay Control (LRC), Bias Relay Control (BRC) and Ground Ring Relay Control (GRC). These energize the relay drive outputs Loop Relay Drive (LRD), Bias Relay Drive (BRD) and Ground Ring Relay Drive (GRD) respectively. Each output is active low and has an internal clamp diode to VRLY.

The intended use of each of these relay drivers is shown in Figure 3. LRC is being used to add and remove the Line Termination from across Tip and Ring. BRC is used to connect Tip and Ring to -48V via external bias resistors. GRC is controlling the connection of Ring to AGND via an external bias resistor.

If these Control Features and the Supervisory Features are used as intended they can be used to implement common Network Protocols such as Loop-Start Signalling and Ground-Start Signalling.

## Mechanical Information

See Figure 9 for mechanical specifications for the MH88632B and Figure 10 for mechanical specifications for the MH88632BT.



NOTES:

- 1) Configured for 0dB Gain, 600Ω Input Impedance and 600Ω Network Balancing Impedance
- 2) K1, K2 are E/M FORM C
- 3) K3 is E/M 1 FORM C
- 4) R1 = R2 = 30.9kΩ, 1%, 5W
- 5) R3 = 470Ω, 5%, 5W
- 6) K2, K3, R1, R2, R3 are required for Ground Start only
- 7) C1, C2 are decoupling capacitors

Figure 3 - Typical Combined Loop Start and Ground Start Application Circuit

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Input Impedance Settings

Z2	Z1	Z600	Z900	Resulting input impedance (Zin)
NA	Connect Z1 to Z600		NA	600Ω
NA	Connect Z1 to Z900	NA	Connect Z1 to Z900	900Ω
Connect network from Z1 to Z2		NA	NA	0.1 x impedance between Z1 & Z2

Note: NA indicates high impedance (10kΩ) connection to this pin does not effect the resulting Input Impedance

## Network Balance Settings

NS (Input)	N2	N1	NATT	Resulting input impedance (Zin)
Low	NA	NA	NA	Equivalent to Zin
High	NA	Connect N1 to NATT		AT&T compromise (350Ω + 1kΩ // 210nF) Zin must be 600Ω
High	Connect network from N1 to AGND equivalent to 10 x NETBAL. Connect network from N1 to N2 equivalent to 10 x Zin.		NA	0.1 x impedance between N1 & N2

Notes: NA indicates high impedance (10kΩ) connection to this pin does not effect the resulting Network Balance Impedance.  
Low indicates Logic 0.  
High indicates Logic 1.

## Transmit Gain Programming

Transmit Gain (dB)	R <sub>TX</sub> Resistor Value (Ω)	Notes
+6.0	No Resistor	
+4.0	38.3k	Results in 0dB overall gain when used with Mitel A-law codec (i.e. MT8967)
+3.7	32.4k	Results in 0dB overall gain when used with Mitel μ-law codec (i.e. MT8966)
0.0	GTX0 to GTX1	
-3.0	5.49k	
-6.0	3.32k	
-12.0	1.43k	

Note: Overall gain refers to the receive path of PCM to 2-Wire.

## Receive Gain Programming

Receive Gain (dB)	R <sub>RX</sub> Resistor Value (Ω)	Notes
+6.0	No Resistor	
0.0	GRX0 to GRX1	
-3.0	5.49k	
-3.7	4.87k	Results in 0dB overall gain when used with Mitel A-law codec (i.e. MT8967)
-4.0	4.64k	Results in 0dB overall gain when used with Mitel μ-law codec (i.e. MT8966)
-6.0	3.32k	
-12.0	1.43k	

Note: Overall gain refers to the transmit path of 2-wire to PCM.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Absolute Maximum Ratings\*

	Parameter	Sym	Min	Max	Units	Comments
1	DC Supply Voltage	$V_{CC}$	-0.3	7	V	
		$V_{EE}$	0.3	-7	V	
2	DC Relay Voltage	$V_{RLY}$	-0.3	20	V	
3	Storage Temperature	$T_S$	-55	+125	°C	
4	Ring Trip Current	$I_{TRIP}$		180	mArms	250ms 10% duty cycle or 500ms single shot

\*Exceeding these values may cause permanent damage. Functional operation under these conditions is not implied.

## Recommended Operating Conditions

	Parameter	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Comments
1	DC Supply Voltage	$V_{CC}$	4.75	5	5.25	V	
		$V_{EE}$	-4.75	-5	-5.25	V	
2	DC Relay Voltage	$V_{RLY}$		5	15	V	
3	Operating Temperature	$T_{OP}$	0	25	70	°C	

<sup>‡</sup>Typical figures are at 25 °C with nominal 5V supplies and are for design aid only.

DC Electrical Characteristics<sup>†</sup>

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Test Conditions
1	Supply Current	$I_{DD}$		14	15	mA	
		$I_{EE}$		10	13	mA	
2	Power Consumption	PC		120	147	mW	
3	Low Level Output Voltage	$V_{OL}$			0.5	V	$I_{OL} = 4mA$ $I_{OH} = 0.4mA$
	High Level Output Voltage	$V_{OH}$	2.4			V	
4	Sink Current, Relay to $V_{CC}$	$I_{OL}$	100			mA	$V_{OL} = 0.35V$
	Clamp Diode Current	$I_{CD}$	150			mA	
5	Low Level Input Voltage	$V_{IL}$			0.8	V	
	High Level Input Voltage	$V_{IH}$	2			V	
6	High Level Input Current	$I_{IH}$			1	μA	
	Low Level Input Current	$I_{IL}$			1	μA	

<sup>†</sup>Electrical Characteristics are over recommended operating conditions unless otherwise stated.

<sup>‡</sup>Typical figures are at 25°C with nominal 5V supplies and are for design aid only.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอญญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Loop Electrical Characteristics†

	Characteristics	Sym	Min	Typ‡	Max	Units	Test Conditions
1	Ringing Voltage	$V_R$	20	90	130	V <sub>rms</sub>	
2	Ringing Frequency		17	20	68	Hz	
4	Operating Loop Current		15		90	mA	
5	Off-Hook DC Resistance		190	275	290	$\Omega$	
6	Leakage Current (Tip-Ring to AGND)				7	mArms	@ 1000VAC
7	FL Threshold Tip-Ring Voltage Detect (On-hook) Tip-Ring Current Detect (Off-hook)		12 6		21 12	V mA	LRC = 0V LRC = 5V
8	RL Threshold Tip-Ring Voltage Detect (On-hook) Tip-Ring Current Detect (Off-hook)		-12 -6		-21 -12	V mA	LRC = 0V LRC = 5V
9	TG and RG Detect Threshold		-12		-14	V	

†Electrical Characteristics are over recommended operating conditions unless otherwise stated.

‡Typical figures are at 25°C with nominal 5V supplies and are for design aid only.

## AC Electrical Characteristics†

	Characteristics	Sym	Min	Typ‡	Max	Units	Test Conditions
1	2-wire Input Impedance  Note 1	$Z_{in}$		600 900 Ext.		$\Omega$ $\Omega$ $\Omega$	
2	Return Loss at 2-Wire ( $Z_{in} = 600\Omega$ )	RL	20 26 20	40 48 46		dB dB dB	Test Circuit Fig. 6 200-500 Hz 500-1000 Hz 1000-3400 Hz
3	Return Loss at 2-Wire ( $Z_{in} = 900\Omega$ )	RL	22 26 24			dB dB dB	200-500 Hz 500-1000 Hz 1000-3400 Hz
4	Longitudinal to Metallic Balance  Note 2		58 58 55 53 51	64 63 61 57 54		dB dB dB dB dB	Test Circuit Fig. 8 200 Hz 1000 Hz 2000 Hz 3000 Hz 4000 Hz
5	Metallic to Longitudinal Balance  Note 2		60 40	62 62		dB dB	Test Circuit Fig. 7 200-1000 Hz 1000 -4000 Hz
6	Transhybrid Loss ( $Z_{in} = \text{Net} = 600\Omega$ ) Note 2 & 3	THL	18 21	25 33		dB dB	200-3400 Hz 500-2500 Hz
7	Transhybrid Loss ( $Z_{in} = \text{Net} = 900\Omega$ ) Note 2 & 3	THL	18 21			dB dB	200-3400 Hz 500 -2500 Hz
8	Transhybrid Loss ( $Z_{in} = 600\Omega$ , Net = AT&T) Note 2 & 3	THL	18 21	30		dB dB	200-3400 Hz 500-2500 Hz
9	Input Impedance At RX			10		k $\Omega$	
10	Output Impedance at TX				5	$\Omega$	
11	Transmit Gain, (2-Wire/TX): Default Gain(0dB) Programmable Range		-0.2 -12	0.2 0	6	dB dB	Test Circuit Fig. 5 Input 0.5V 1000Hz 1000Hz

AC Electrical Characteristics<sup>†</sup> (continued)

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Test Conditions
12	Frequency response gain (relative to gain at 1kHz)  Note 2		-1.3 -0.3 -0.3 -0.7	0 0 0 0	0.1 0.1 0.1 0.1	dB dB dB dB	Test Circuit Fig. 5 Input 0.5V 200 Hz 300 Hz 3000 Hz 3400 Hz
13	Receive Gain, (RX/2-Wire):  Default Gain (0dB)  Programmable Range		-0.2  -12	0  0	0.2  6	dB  dB	Test Circuit Fig. 4 Input 0.5V 1000Hz  1000Hz
14	Frequency response gain (relative to gain at 1kHz)  Note 2		-1.3 -0.3 -0.3 -0.7	0 0 0 0	0.1 0.1 0.1 0.1	dB dB dB dB	Test Circuit Fig. 4 Input 0.5V 200 Hz 300 Hz 3000 Hz 3400 Hz
15	Signal Output Overload Level  at 2-wire at TX		4 4			dBm dBm	THD < 5% Ref. 600Ω Ref. 600Ω
16	Total Harmonic Distortion  at 2-Wire at TX	THD		0.2 0.4	1 1	% %	Input 0.5V, 1kHz
17	Idle Channel Noise  at 2-Wire at TX	Nc		10 11	13 13	dBm C dBm C	
18	Common Mode Rejection Ratio	CMRR	48	65		dB	540Hz Test Circuit Fig. 8
19	Power Supply Rejection Ratio  at 2-Wire and TX  V <sub>CC</sub> V <sub>EE</sub>	PSRR	20 20	42 28		dB dB	Ripple 0.1V, 1kHz
20	On-Hook Transmit Gain (2-Wire/TX) Default Gain 0dB  Programmable Range		-1  -12	0  0	1  6	dB  dB	1000Hz  1000Hz
21	On-Hook frequency Response Gain (relative to off-hook gain)		-1	0	1	dB	Input 0.5V, 1kHz

<sup>†</sup>Electrical Characteristics are over recommended operating conditions unless otherwise stated

<sup>‡</sup>Typical figure are at 25°C with nominal 5V supplies and are for design aid only

\*All test conditions use a test source impedance which matches the device's input impedance

dBm is referenced to 600Ω unless otherwise stated

Notes: Impedance set by external network equal to 10 times the required input impedance

Test conditions use a transmit and receive gain set to 0dB default

"Net" indicates network balance impedance

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

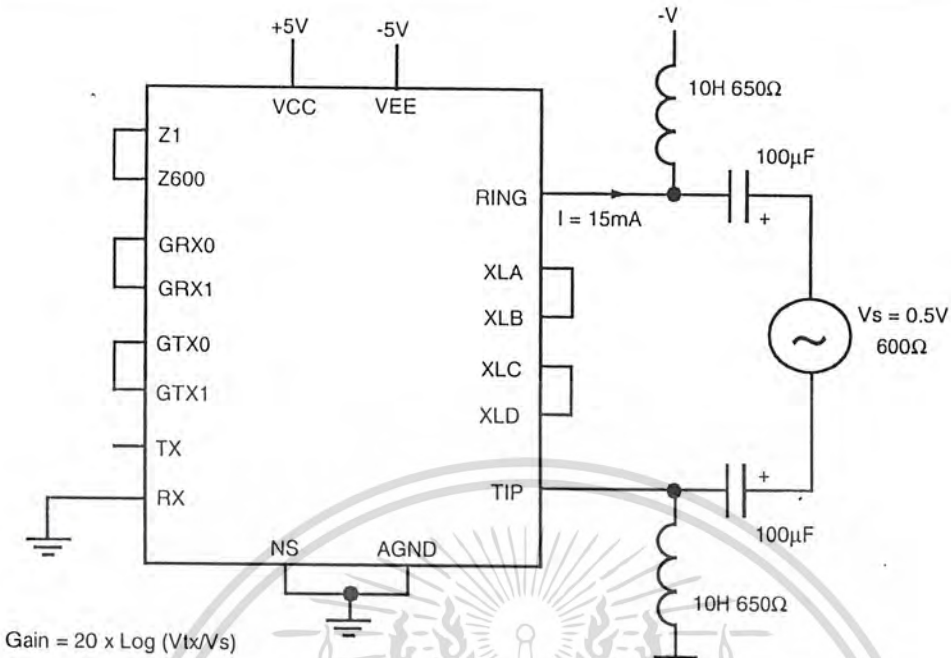


Figure 4 - 2-4 Wire Gain Test Circuit

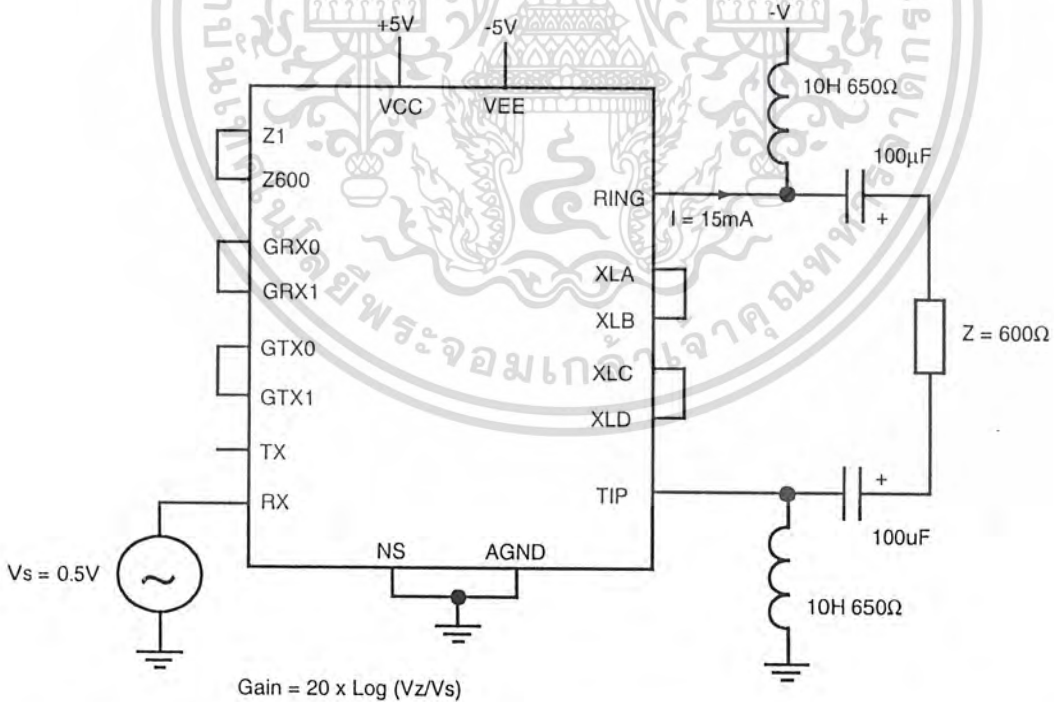


Figure 5 - 4-2 Wire Test Circuit

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

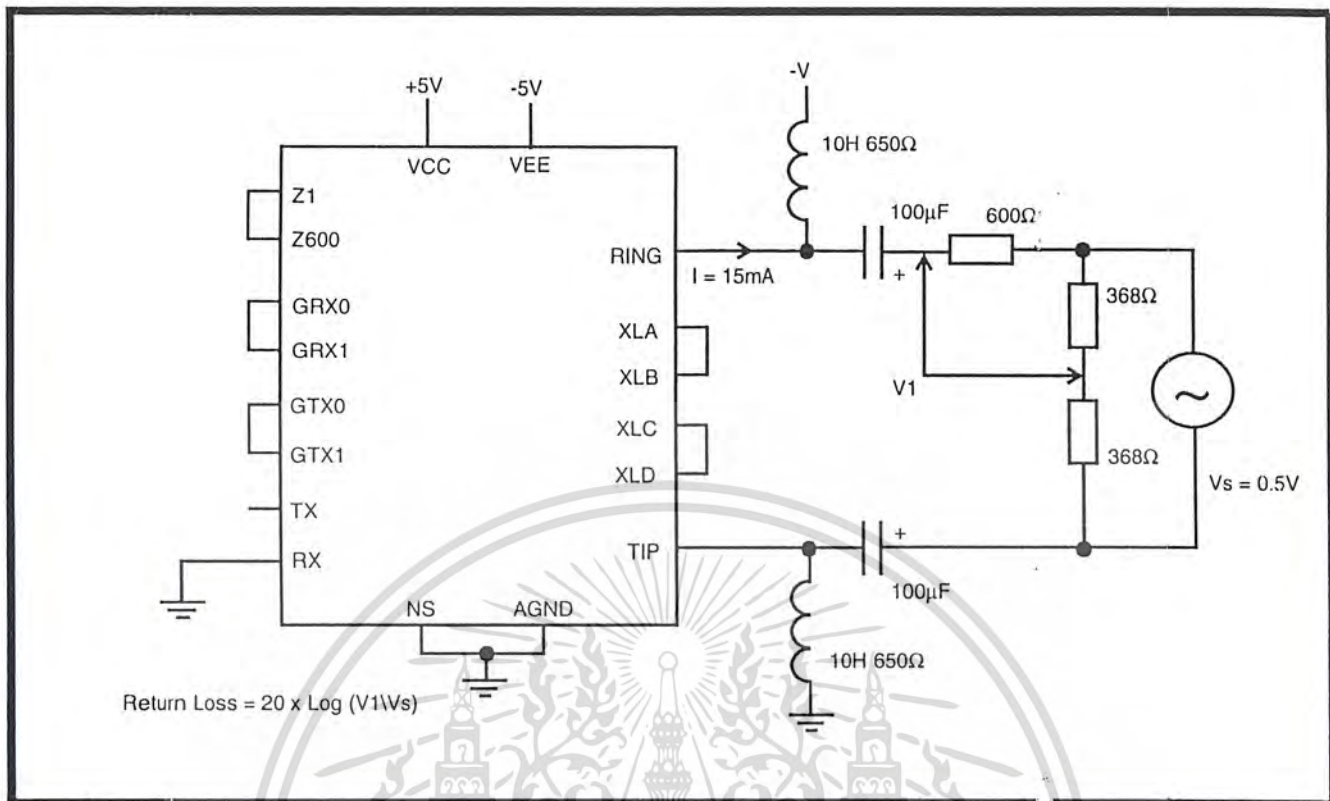


Figure 6 - Return Loss Test Circuit

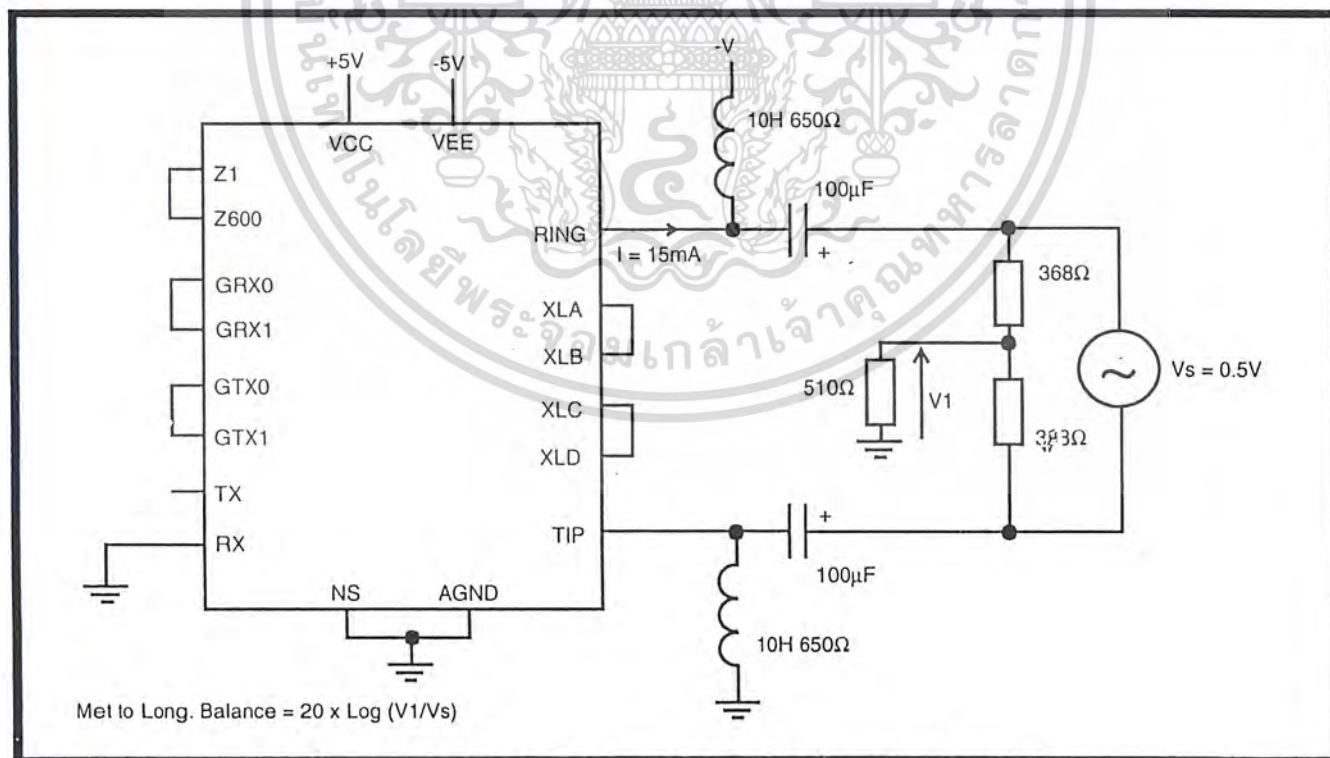


Figure 7 - Metallic to Longitudinal Balance Test Circuit

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

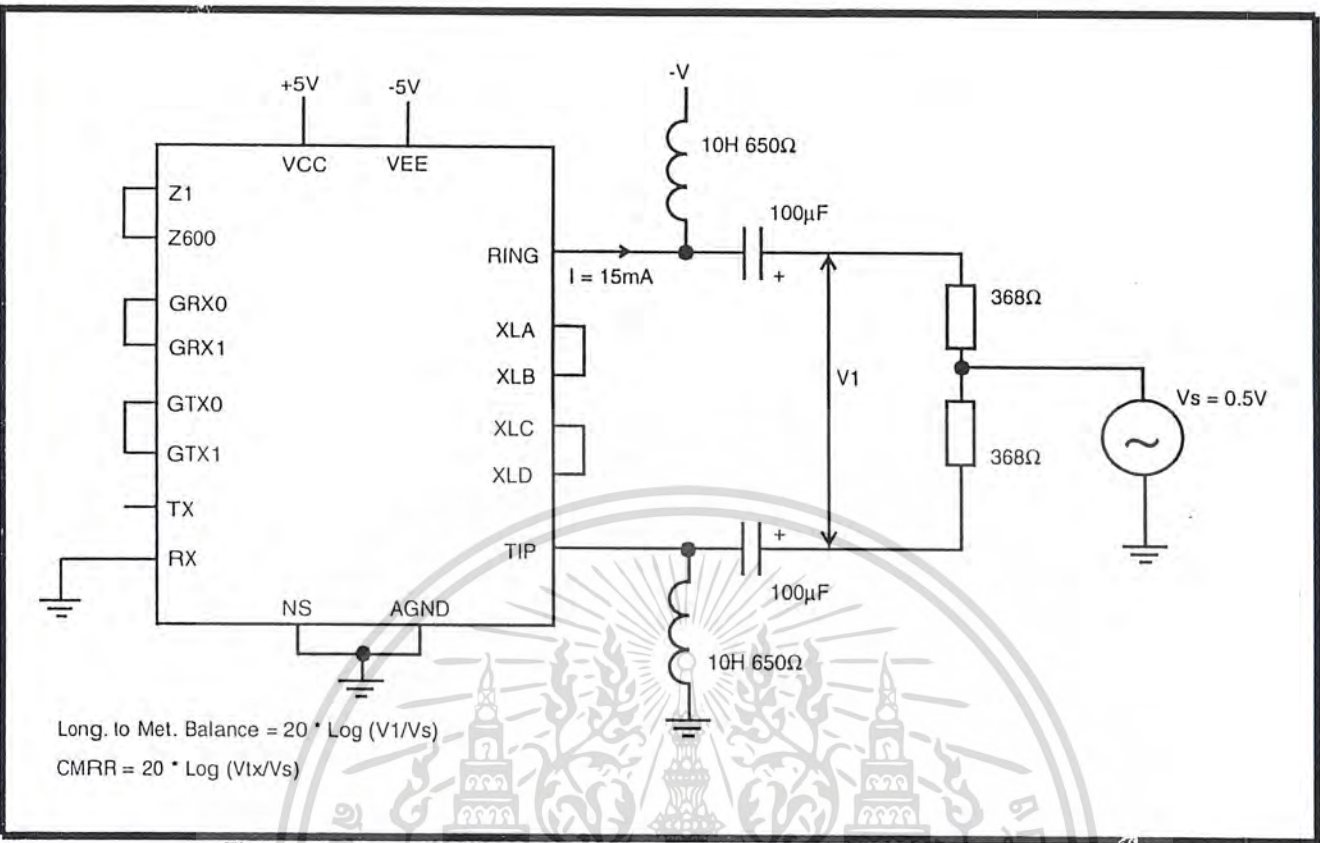


Figure 8 - Longitudinal to Metallic Balance and CMRR Test Circuit

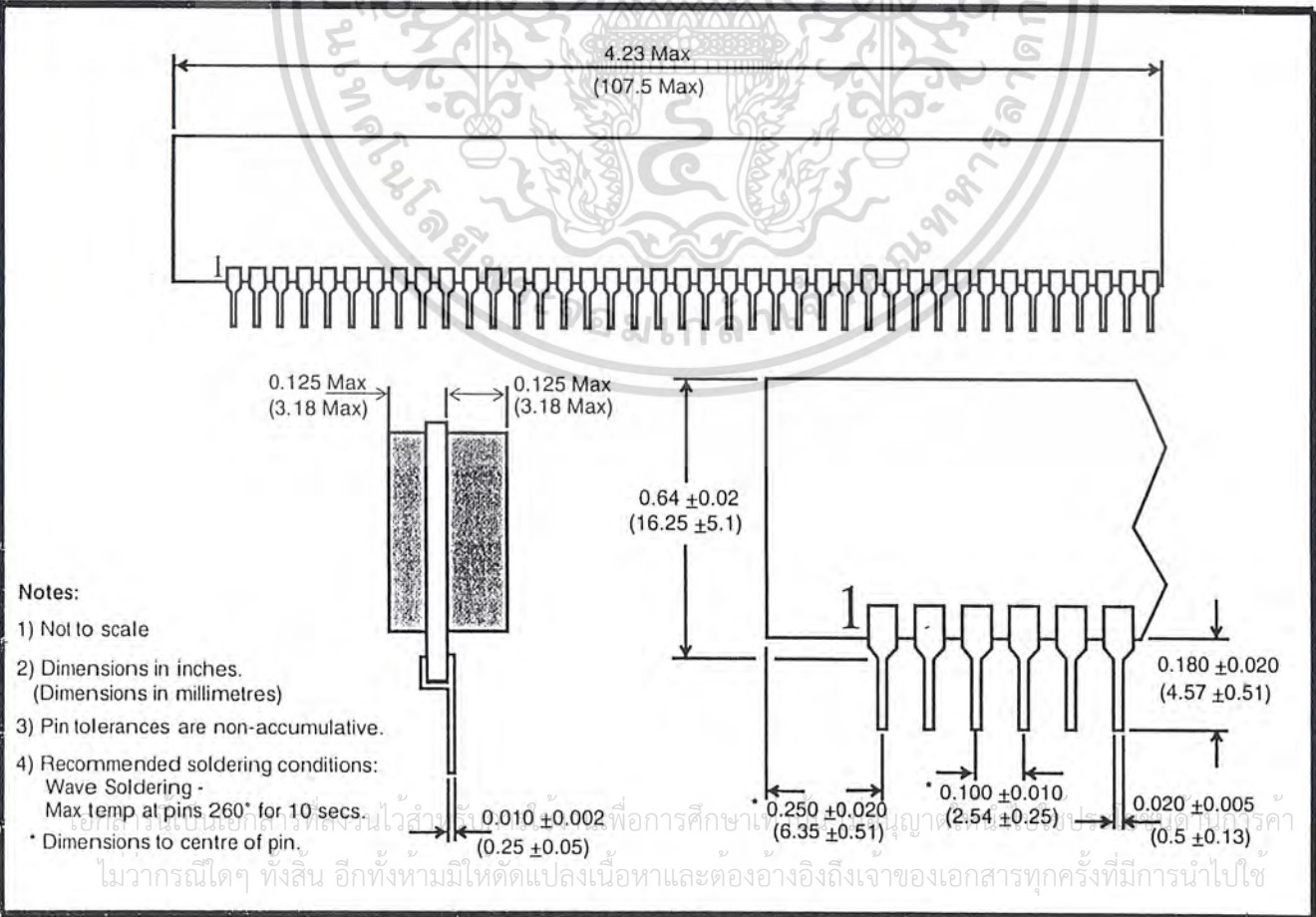


Figure 9 - MH88632B Mechanical Information

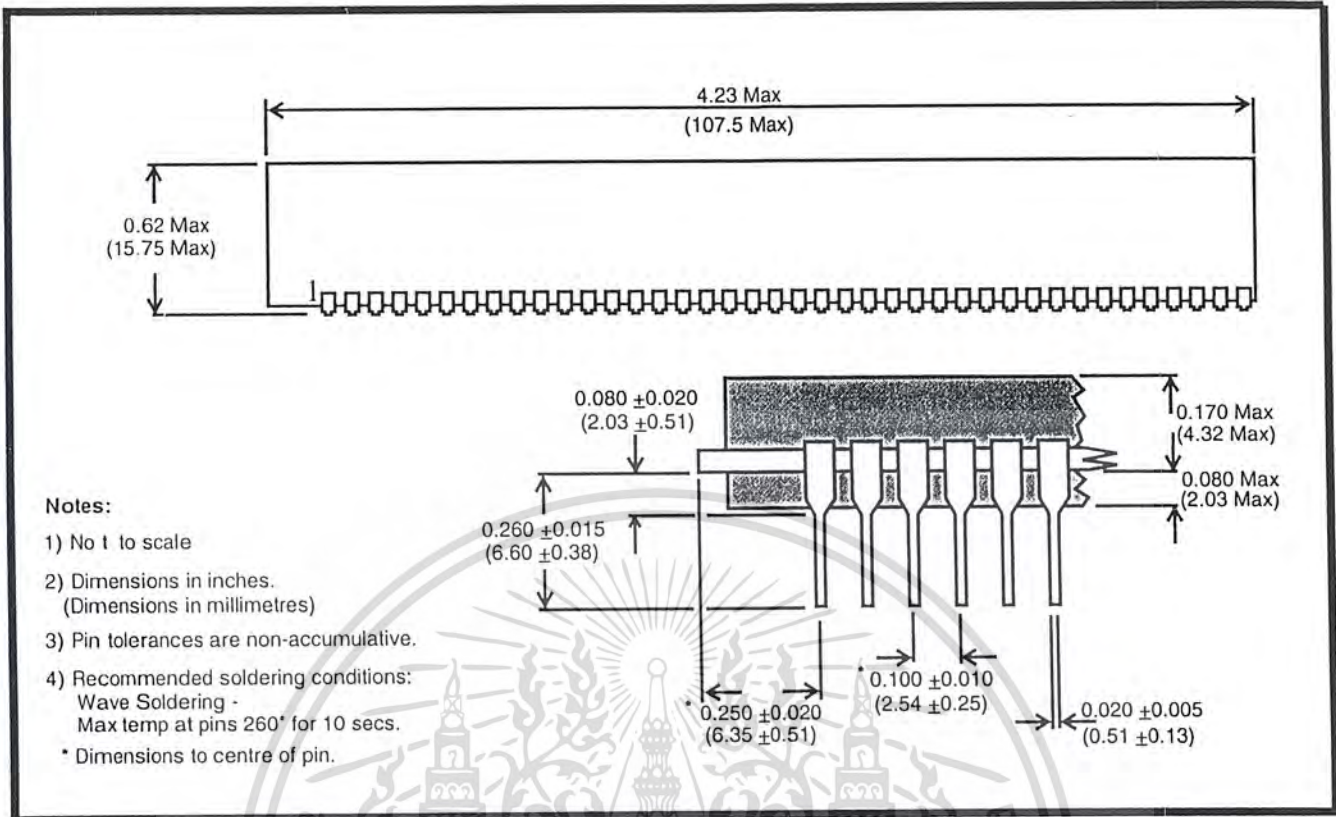


Figure 10 - MH88632BT Mechanical Information

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**Features**

- Complete DTMF Receiver
- Low power consumption
- Internal gain setting amplifier
- Adjustable guard time
- Central office quality
- Power-down mode
- Inhibit mode
- Backward compatible with MT8870C/MT8870C-1

**Ordering Information**

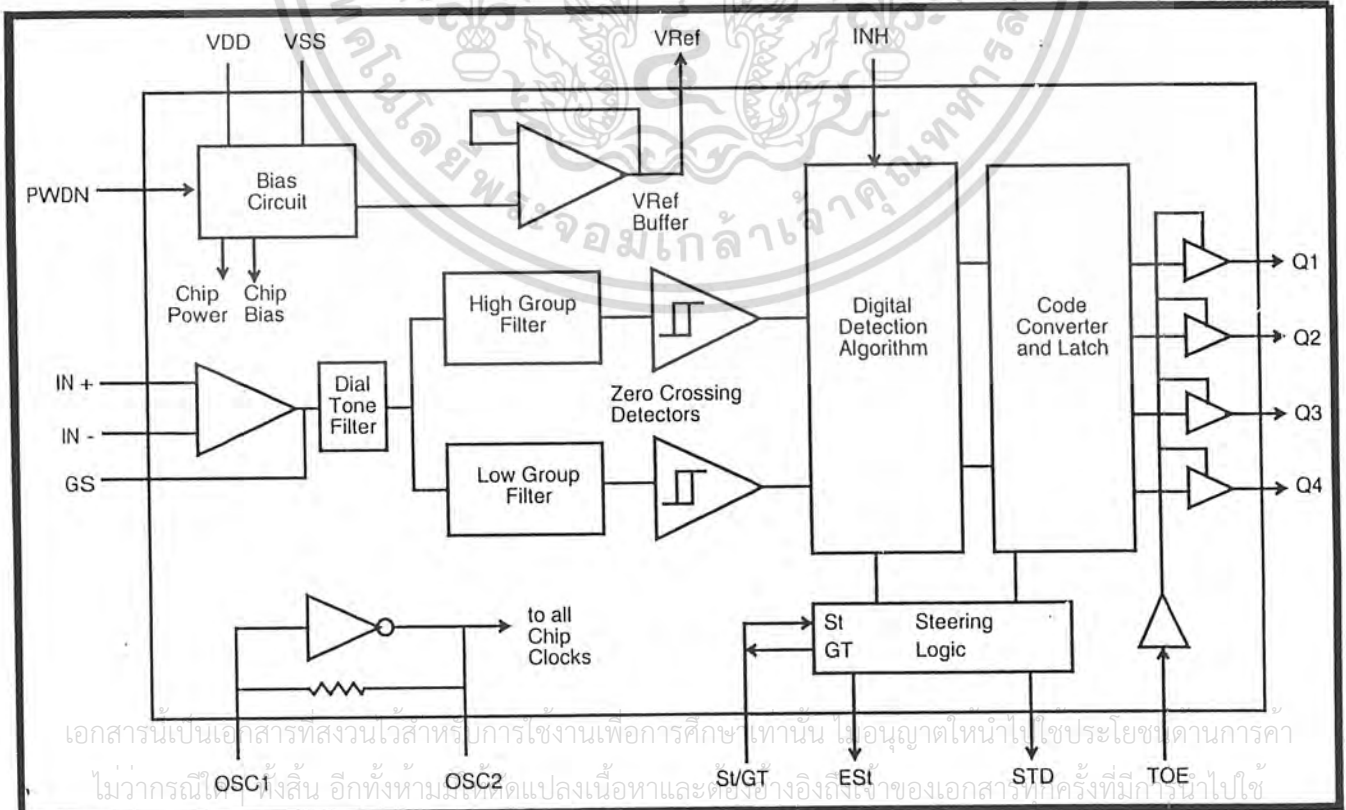
MT8870DE/DE-1	18 Pin Plastic DIP
MT8870DS/DS-1	18 Pin SOIC
MT8870DN/DN-1	20 Pin SSOP
-40 °C to +85 °C	

**Description**

The MT8870D/MT8870D-1 is a complete DTMF receiver integrating both the bandsplit filter and digital decoder functions. The filter section uses switched capacitor techniques for high and low group filters; the decoder uses digital counting techniques to detect and decode all 16 DTMF tone-pairs into a 4-bit code. External component count is minimized by on chip provision of a differential input amplifier, clock oscillator and latched three-state bus interface.

**Applications**

- Receiver system for British Telecom (BT) or CEPT Spec (MT8870D-1)
- Paging systems
- Repeater systems/mobile radio
- Credit card systems
- Remote control
- Personal computers
- Telephone answering machine


**Figure 1 - Functional Block Diagram**

# MT8870D/MT8870D-1 ISO<sup>2</sup>-CMOS



Figure 2 - Pin Connections

## Pin Description

Pin #		Name	Description
18	20		
1	1	IN+	Non-Inverting Op-Amp (Input).
2	2	IN-	Inverting Op-Amp (Input).
3	3	GS	Gain Select. Gives access to output of front end differential amplifier for connection of feedback resistor.
4	4	V <sub>Ref</sub>	Reference Voltage (Output). Nominally V <sub>DD</sub> /2 is used to bias inputs at mid-rail (see Fig. 6 and Fig. 10).
5	5	INH	Inhibit (Input). Logic high inhibits the detection of tones representing characters A, B, C and D. This pin input is internally pulled down.
6	6	PWDN	Power Down (Input). Active high. Powers down the device and inhibits the oscillator. This pin input is internally pulled down.
7	8	OSC1	Clock (Input).
8	9	OSC2	Clock (Output). A 3.579545 MHz crystal connected between pins OSC1 and OSC2 completes the internal oscillator circuit.
9	10	V <sub>SS</sub>	Ground (Input). 0V typical.
10	11	TOE	Three State Output Enable (Input). Logic high enables the outputs Q1-Q4. This pin is pulled up internally.
11-14	12-15	Q1-Q4	Three State Data (Output). When enabled by TOE, provide the code corresponding to the last valid tone-pair received (see Table 1). When TOE is logic low, the data outputs are high impedance.
15	17	StD	Delayed Steering (Output). Presents a logic high when a received tone-pair has been registered and the output latch updated; returns to logic low when the voltage on St/GT falls below V <sub>TSt</sub> .
16	18	ES1	Early Steering (Output). Presents a logic high once the digital algorithm has detected a valid tone pair (signal condition). Any momentary loss of signal condition will cause ES1 to return to a logic low.
17	19	St/GT	Steering Input/Guard time (Output) Bidirectional. A voltage greater than V <sub>TSt</sub> detected at St causes the device to register the detected tone pair and update the output latch. A voltage less than V <sub>TSt</sub> frees the device to accept a new tone pair. The GT output acts to reset the external steering time-constant; its state is a function of ES1 and the voltage on St.
18	20	V <sub>DD</sub>	Positive power supply (Input). +5V typical.
	7, 16	NC	No Connection.

### Functional Description

The MT8870D/MT8870D-1 monolithic DTMF receiver offers small size, low power consumption and high performance. Its architecture consists of a bandsplit filter section, which separates the high and low group tones, followed by a digital counting section which verifies the frequency and duration of the received tones before passing the corresponding code to the output bus.

### Filter Section

Separation of the low-group and high group tones is achieved by applying the DTMF signal to the inputs of two sixth-order switched capacitor bandpass filters, the bandwidths of which correspond to the low and high group frequencies. The filter section also incorporates notches at 350 and 440 Hz for exceptional dial tone rejection (see Figure 3). Each filter output is followed by a single order switched capacitor filter section which smooths the signals prior to limiting. Limiting is performed by high-gain comparators which are provided with hysteresis to prevent detection of unwanted low-level signals. The outputs of the comparators provide full rail logic swings at the frequencies of the incoming DTMF signals.

### Decoder Section

Following the filter section is a decoder employing digital counting techniques to determine the frequencies of the incoming tones and to verify that they correspond to standard DTMF frequencies. A complex averaging algorithm protects against tone simulation by extraneous signals such as voice while

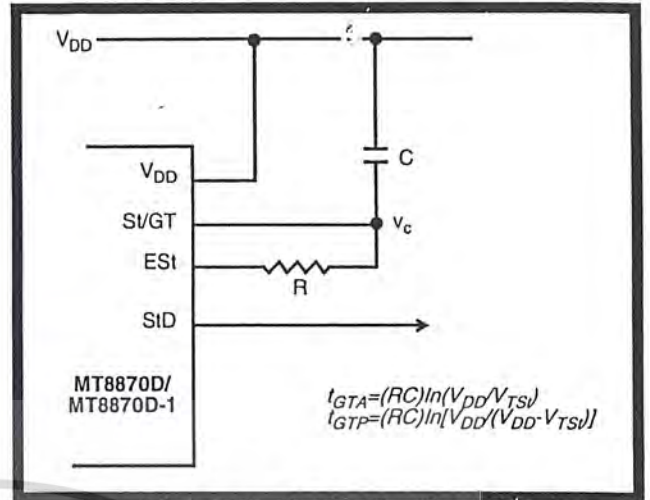


Figure 4 - Basic Steering Circuit

providing tolerance to small frequency deviations and variations. This averaging algorithm has been developed to ensure an optimum combination of immunity to talk-off and tolerance to the presence of interfering frequencies (third tones) and noise. When the detector recognizes the presence of two valid tones (this is referred to as the "signal condition" in some industry specifications) the "Early Steering" (EST) output will go to an active state. Any subsequent loss of signal condition will cause EST to assume an inactive state (see "Steering Circuit").

### Steering Circuit

Before registration of a decoded tone pair, the receiver checks for a valid signal duration (referred to as character recognition condition). This check is performed by an external RC time constant driven by EST. A logic high on EST causes  $v_c$  (see Figure 4) to rise as the capacitor discharges. Provided signal

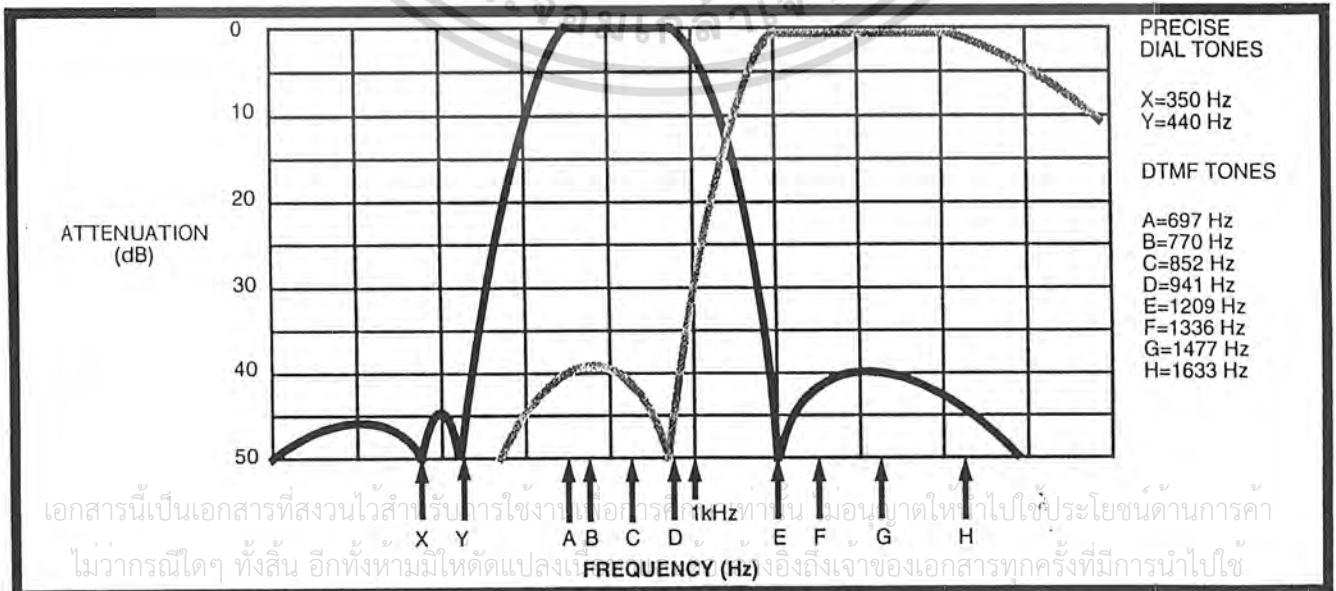


Figure 3 - Filter Response

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษานับแต่ปี 2010 ไม่อนุญาตให้เข้าไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงแก้ไข หรือแจ้งเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

condition is maintained (EST remains high) for the validation period ( $t_{GTP}$ ),  $v_c$  reaches the threshold ( $V_{TS1}$ ) of the steering logic to register the tone pair, latching its corresponding 4-bit code (see Table 1) into the output latch. At this point the GT output is activated and drives  $v_c$  to  $V_{DD}$ . GT continues to drive high as long as EST remains high. Finally, after a short delay to allow the output latch to settle, the delayed steering output flag (StD) goes high, signalling that a received tone pair has been registered. The contents of the output latch are made available on the 4-bit output bus by raising the three state control input (TOE) to a logic high. The steering circuit works in reverse to validate the interdigit pause between signals. Thus, as well as rejecting signals too short to be considered valid, the receiver will tolerate signal interruptions (dropout) too short to be considered a valid pause. This facility, together with the capability of selecting the steering time constants externally, allows the designer to tailor performance to meet a wide variety of system requirements.

### Guard Time Adjustment

In many situations not requiring selection of tone duration and interdigital pause, the simple steering circuit shown in Figure 4 is applicable. Component values are chosen according to the formula:

$$t_{REC} = t_{DP} + t_{GTP}$$

$$t_{ID} = t_{DA} + t_{GTA}$$

The value of  $t_{DP}$  is a device parameter (see Figure 11) and  $t_{REC}$  is the minimum signal duration to be recognized by the receiver. A value for C of 0.1  $\mu$ F is

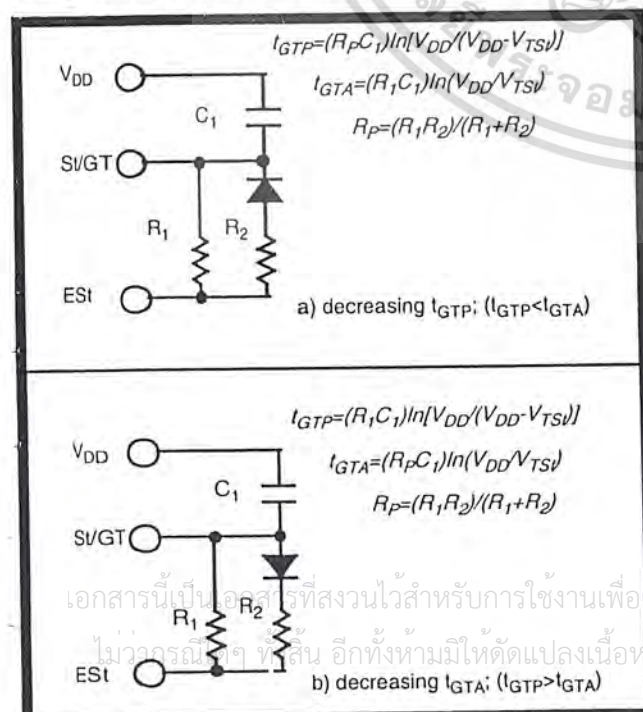


Figure 5 - Guard Time Adjustment

Digit	TOE	INH	EST	Q <sub>4</sub>	Q <sub>3</sub>	Q <sub>2</sub>	Q <sub>1</sub>
ANY	L	X	H	Z	Z	Z	Z
1	H	X	H	0	0	0	1
2	H	X	H	0	0	1	0
3	H	X	H	0	0	1	1
4	H	X	H	0	1	0	0
5	H	X	H	0	1	0	1
6	H	X	H	0	1	1	0
7	H	X	H	0	1	1	1
8	H	X	H	1	0	0	0
9	H	X	H	1	0	0	1
0	H	X	H	1	0	1	0
*	H	X	H	1	0	1	1
#	H	X	H	1	1	0	0
A	H	L	H	1	1	0	1
B	H	L	H	1	1	1	0
C	H	L	H	1	1	1	1
D	H	L	H	0	0	0	0
A	H	H	L	undetected, the output code will remain the same as the previous detected code			
B	H	H	L				
C	H	H	L				
D	H	H	L				

Table 1. Functional Decode Table

L=LOGIC LOW, H=LOGIC HIGH, Z=HIGH IMPEDANCE  
X = DON'T CARE

recommended for most applications, leaving R to be selected by the designer.

Different steering arrangements may be used to select independently the guard times for tone present ( $t_{GTP}$ ) and tone absent ( $t_{GTA}$ ). This may be necessary to meet system specifications which place both accept and reject limits on both tone duration and interdigital pause. Guard time adjustment also allows the designer to tailor system parameters such as talk off and noise immunity. Increasing  $t_{REC}$  improves talk-off performance since it reduces the probability that tones simulated by speech will maintain signal condition long enough to be registered. Alternatively, a relatively short  $t_{REC}$  with a long  $t_{DO}$  would be appropriate for extremely noisy environments where fast acquisition time and immunity to tone drop-outs are required. Design information for guard time adjustment is shown in Figure 5.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**Power-down and Inhibit Mode**

A logic high applied to pin 6 (PWDN) will power down the device to minimize the power consumption in a standby mode. It stops the oscillator and the functions of the filters.

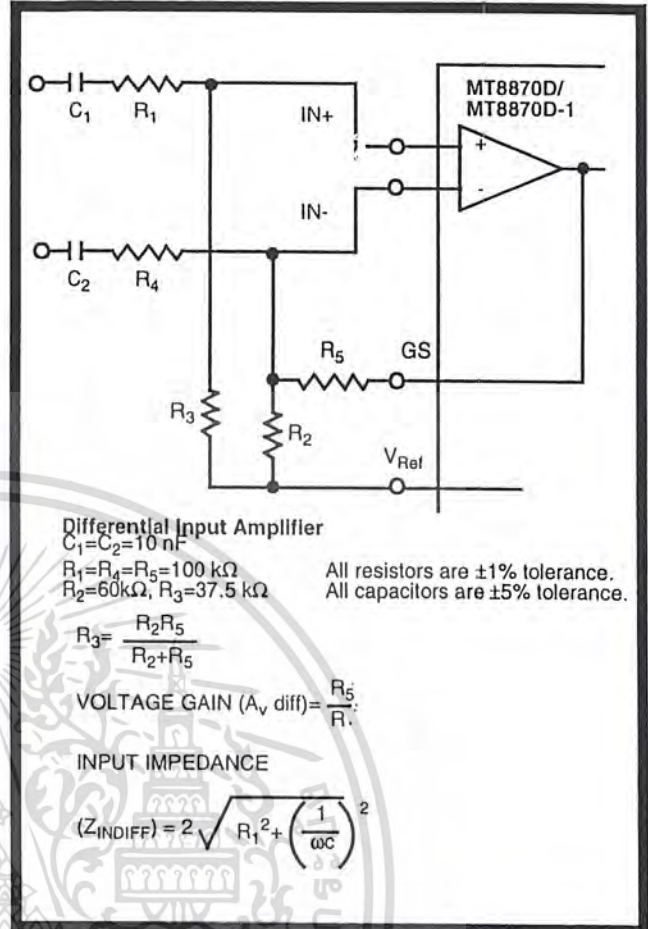
Inhibit mode is enabled by a logic high input to the pin 5 (INH). It inhibits the detection of tones representing characters A, B, C, and D. The output code will remain the same as the previous detected code (see Table 1).

**Differential Input Configuration**

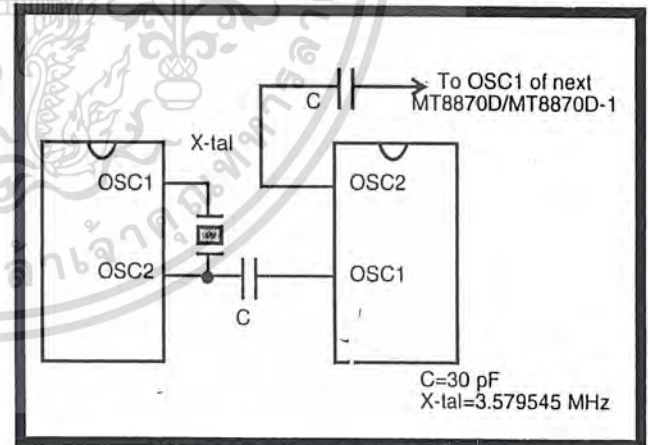
The input arrangement of the MT8870D/MT8870D-1 provides a differential-input operational amplifier as well as a bias source ( $V_{Ref}$ ) which is used to bias the inputs at mid-rail. Provision is made for connection of a feedback resistor to the op-amp output (GS) for adjustment of gain. In a single-ended configuration, the input pins are connected as shown in Figure 10 with the op-amp connected for unity gain and  $V_{Ref}$  biasing the input at  $1/2V_{DD}$ . Figure 6 shows the differential configuration, which permits the adjustment of gain with the feedback resistor  $R_5$ .

**Crystal Oscillator**

The internal clock circuit is completed with the addition of an external 3.579545 MHz crystal and is normally connected as shown in Figure 10 (Single-Ended Input Configuration). However, it is possible to configure several MT8870D/MT8870D-1 devices employing only a single oscillator crystal. The oscillator output of the first device in the chain is coupled through a 30 pF capacitor to the oscillator input (OSC1) of the next device. Subsequent devices are connected in a similar fashion. Refer to Figure 7 for details. The problems associated with unbalanced loading are not a concern with the arrangement shown, i.e., precision balancing capacitors are not required.



**Figure 6 - Differential Input Configuration**



**Figure 7 - Oscillator Connection**

Parameter	Unit	Resonator
R1	Ohms	10.752
L1	mH	.432
C1	pF	4.984
C0	pF	37.915
Qm		896.37
Δf	%	±0.2%

**Table 2. Recommended Resonator Specifications**  
Note: Qm=quality factor of RLC model, i.e.,  $1/2\pi fR1C1$ .

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่ควรนำข้อมูลนี้ไปใช้ประโยชน์  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและ

Applications

RECEIVER SYSTEM FOR BRITISH TELECOM SPEC POR 1151

The circuit shown in Fig. 9 illustrates the use of MT8870D-1 device in a typical receiver system. BT Spec defines the input signals less than -34 dBm as the non-operate level. This condition can be attained by choosing a suitable values of R<sub>1</sub> and R<sub>2</sub> to provide 3 dB attenuation, such that -34 dBm input signal will correspond to -37 dBm at the gain setting pin GS of MT8870D-1. As shown in the diagram, the component values of R<sub>3</sub> and C<sub>2</sub> are the guard time requirements when the total component tolerance is 6%. For better performance, it is recommended to use the non-symmetric guard time circuit in Fig. 8.

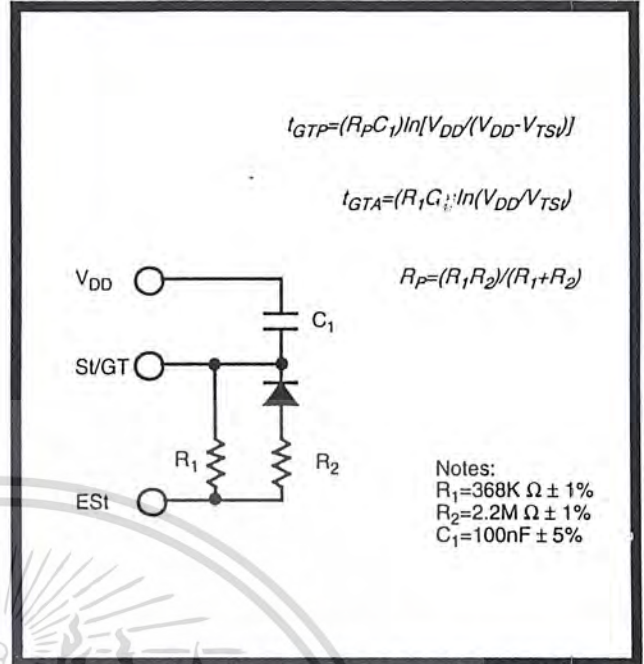
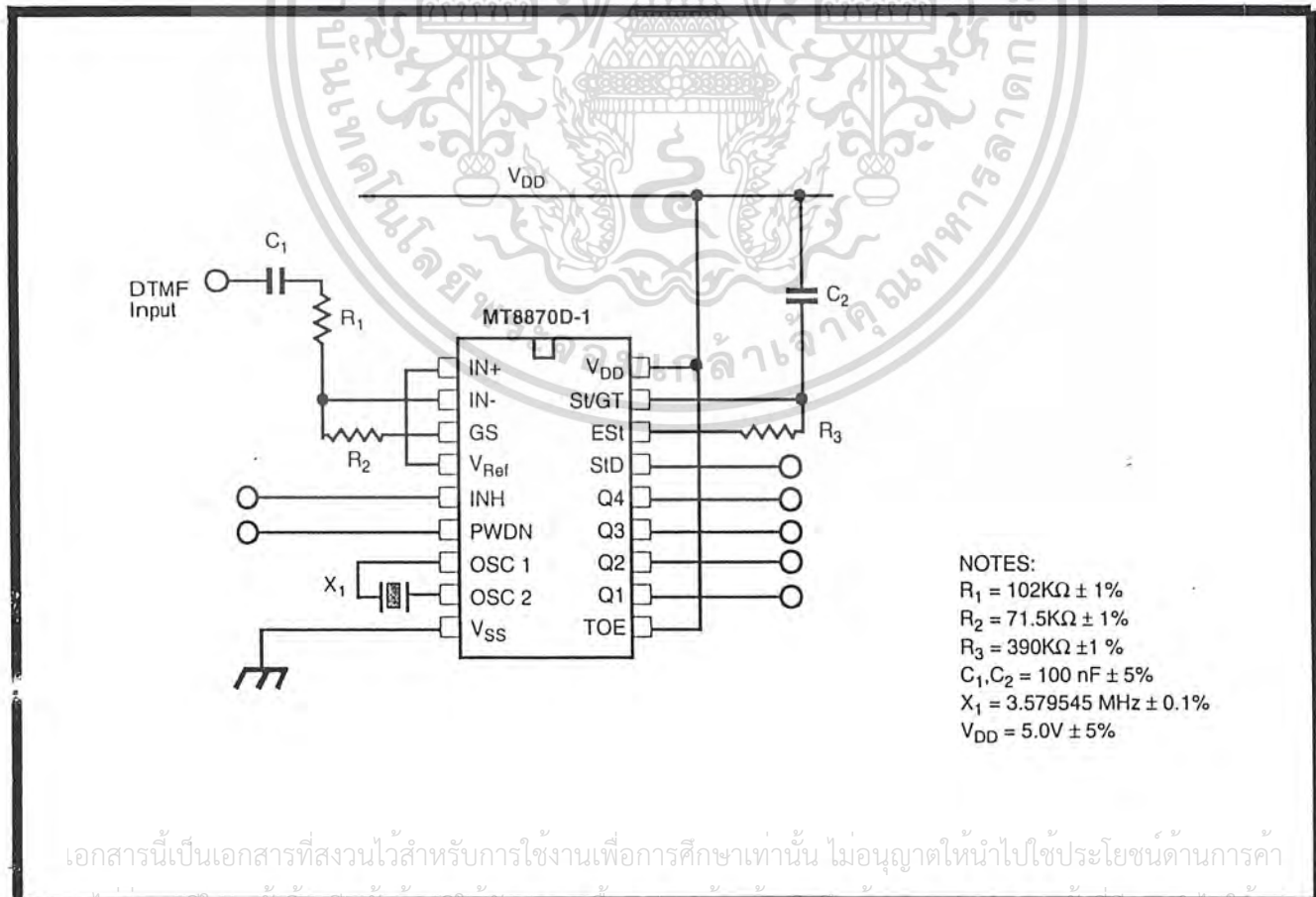


Figure 8 - Non-Symmetric Guard Time Circuit



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

Figure 9 - Single-Ended Input Configuration for BT or CEPT Spec

**Absolute Maximum Ratings<sup>†</sup>**

	Parameter	Symbol	Min	Max	Units
1	DC Power Supply Voltage	V <sub>DD</sub>		7	V
2	Voltage on any pin	V <sub>I</sub>	V <sub>SS</sub> -0.3	V <sub>DD</sub> +0.3	V
3	Current at any pin (other than supply)	I <sub>I</sub>		10	mA
4	Storage temperature	T <sub>STG</sub>	-65	+150	°C
5	Package power dissipation	P <sub>D</sub>		500	mW

<sup>†</sup> Exceeding these values may cause permanent damage. Functional operation under these conditions is not implied. Derate above 75 °C at 16 mW / °C. All leads soldered to board.

**Recommended Operating Conditions** - Voltages are with respect to ground (V<sub>SS</sub>) unless otherwise stated.

	Parameter	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Test Conditions
1	DC Power Supply Voltage	V <sub>DD</sub>	4.75	5.0	5.25	V	
2	Operating Temperature	T <sub>O</sub>	-40		+85	°C	
3	Crystal/Clock Frequency	fc		3.579545		MHz	
4	Crystal/Clock Freq. Tolerance	Δfc		±0.1		%	

<sup>‡</sup> Typical figures are at 25°C and are for design aid only: not guaranteed and not subject to production testing.

**DC Electrical Characteristics** - V<sub>DD</sub>=5.0V±5%, V<sub>SS</sub>=0V, -40°C ≤ T<sub>O</sub> ≤ +85°C, unless otherwise stated.

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Test Conditions	
1 2 3	S U P P L Y	Standby supply current	I <sub>DDQ</sub>	10	25	μA	PWDN=V <sub>DD</sub>	
		Operating supply current	I <sub>DD</sub>	3.0	9.0	mA		
		Power consumption	P <sub>O</sub>	15		mW	fc=3.579545 MHz	
4 5 6 7 8 9 10	I N P U T S	High level input	V <sub>IH</sub>	3.5		V	V <sub>DD</sub> =5.0V	
		Low level input voltage	V <sub>IL</sub>		1.5	V	V <sub>DD</sub> =5.0V	
		Input leakage current	I <sub>IH</sub> /I <sub>IL</sub>	0.1		μA	V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub>	
		Pull up (source) current	I <sub>SO</sub>	7.5	20	μA	TOE (pin 10)=0, V <sub>DD</sub> =5.0V	
		Pull down (sink) current	I <sub>SI</sub>	15	45	μA	INH=5.0V, PWDN=5.0V, V <sub>DD</sub> =5.0V	
		Input impedance (IN+, IN-)	R <sub>IN</sub>	10		MΩ	@ 1 kHz	
		Steering threshold voltage	V <sub>TSt</sub>	2.2	2.4	2.5	V	V <sub>DD</sub> = 5.0V
11 12 13 14 15 16	O U T P U T S	Low level output voltage	V <sub>OL</sub>		V <sub>SS</sub> +0.03	V	No load	
		High level output voltage	V <sub>OH</sub>	V <sub>DD</sub> -0.03		V	No load	
		Output low (sink) current	I <sub>OL</sub>	1.0	2.5	mA	V <sub>OUT</sub> =0.4 V	
		Output high (source) current	I <sub>OH</sub>	0.4	0.8	mA	V <sub>OUT</sub> =4.6 V	
		V <sub>Ref</sub> output voltage	V <sub>Ref</sub>	2.3	2.5	2.7	V	No load, V <sub>DD</sub> = 5.0V
		V <sub>Ref</sub> output resistance	R <sub>OR</sub>	1		kΩ		

<sup>‡</sup> Typical figures are at 25°C and are for design aid only: not guaranteed and not subject to production testing.

# MT8870D/MT8870D-1 ISO<sup>2</sup>-CMOS

**Operating Characteristics** -  $V_{DD}=5.0V\pm 5\%$ ,  $V_{SS}=0V$ ,  $-40^{\circ}C \leq T_O \leq +85^{\circ}C$ , unless otherwise stated.  
**Gain Setting Amplifier**

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Test Conditions
1	Input leakage current	$I_{IN}$			100	nA	$V_{SS} \leq V_{IN} \leq V_{DD}$
2	Input resistance	$R_{IN}$	10			M $\Omega$	
3	Input offset voltage	$V_{OS}$			25	mV	
4	Power supply rejection	PSRR	50			dB	1 kHz
5	Common mode rejection	CMRR	40			dB	$0.75 V \leq V_{IN} \leq 4.25 V$ biased at $V_{Ref}=2.5 V$
6	DC open loop voltage gain	$A_{VOL}$	32			dB	
7	Unity gain bandwidth	$f_c$	0.30			MHz	
8	Output voltage swing	$V_O$	4.0			$V_{pp}$	Load $\geq 100 k\Omega$ to $V_{SS}$ @ GS
9	Maximum capacitive load (GS)	$C_L$			100	pF	
10	Resistive load (GS)	$R_L$			50	k $\Omega$	
11	Common mode range	$V_{CM}$	2.5			$V_{pp}$	No Load

**MT8870D AC Electrical Characteristics** -  $V_{DD}=5.0V \pm 5\%$ ,  $V_{SS}=0V$ ,  $-40^{\circ}C \leq T_O \leq +85^{\circ}C$ , using Test Circuit shown in Figure 10.

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Notes*
1	Valid input signal levels (each tone of composite signal)		-29		+1	dBm	1,2,5,6,9
			27.5		869	mV <sub>RMS</sub>	1,2,3,5,6,9
2	Negative twist accept				8	dB	2,3,6,9,12
3	Positive twist accept				8	dB	2,3,6,9,12
4	Frequency deviation accept		$\pm 1.5\% \pm 2 Hz$				2,3,5,9
5	Frequency deviation reject		$\pm 3.5\%$				2,3,5,9
6	Third tone tolerance			-16		dB	2,3,4,5,9,10
7	Noise tolerance			-12		dB	2,3,4,5,7,9,10
8	Dial tone tolerance			+22		dB	2,3,4,5,8,9,11

<sup>‡</sup> Typical figures are at 25 °C and are for design aid only: not guaranteed and not subject to production testing.

**\*NOTES**

1. dBm= decibels above or below a reference power of 1 mW into a 600 ohm load.
2. Digit sequence consists of all DTMF tones.
3. Tone duration= 40 ms, tone pause= 40 ms.
4. Signal condition consists of nominal DTMF frequencies.
5. Both tones in composite signal have an equal amplitude.
6. Tone pair is deviated by  $\pm 1.5\% \pm 2 Hz$ .
7. Bandwidth limited (3 kHz ) Gaussian noise.
8. The precise dial tone frequencies are (350 Hz and 440 Hz)  $\pm 2\%$ .
9. For an error rate of better than 1 in 10,000.
10. Referenced to lowest level frequency component in DTMF signal.
11. Referenced to the minimum valid accept level.
12. Guaranteed by design and characterization.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**MT8870D-1 AC Electrical Characteristics** -  $V_{DD}=5.0V\pm 5\%$ ,  $V_{SS}=0V$ ,  $-40^{\circ}C \leq T_O \leq +85^{\circ}C$ , using Test Circuit shown in Figure 10.

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Notes*
1	Valid input signal levels (each tone of composite signal)		-31		+1	dBm	Tested at $V_{DD}=5.0V$ 1,2,3,5,6,9
			21.8		869	mV <sub>RMS</sub>	
2	Input Signal Level Reject		-37			dBm	Tested at $V_{DD}=5.0V$ 1,2,3,5,6,9
			10.9			mV <sub>RMS</sub>	
3	Negative twist accept				8	dB	2,3,6,9,13
4	Positive twist accept				8	dB	2,3,6,9,13
5	Frequency deviation accept		$\pm 1.5\% \pm 2$ Hz				2,3,5,9
6	Frequency deviation reject		$\pm 3.5\%$				2,3,5,9
7	Third zone tolerance			-18.5		dB	2,3,4,5,9,12
8	Noise tolerance			-12		dB	2,3,4,5,7,9,10
9	Dial tone tolerance			+22		dB	2,3,4,5,8,9,11

‡ Typical figures are at 25 °C and are for design aid only: not guaranteed and not subject to production testing.

**\*NOTES**

1. dBm= decibels above or below a reference power of 1 mW into a 600 ohm load.
2. Digit sequence consists of all DTMF tones.
3. Tone duration= 40 ms, tone pause= 40 ms.
4. Signal condition consists of nominal DTMF frequencies.
5. Both tones in composite signal have an equal amplitude.
6. Tone pair is deviated by  $\pm 1.5\% \pm 2$  Hz.
7. Bandwidth limited (3 kHz ) Gaussian noise.
8. The precise dial tone frequencies are (350 Hz and 440 Hz)  $\pm 2\%$ .
9. For an error rate of better than 1 in 10,000.
10. Referenced to lowest level frequency component in DTMF signal.
11. Referenced to the minimum valid accept level.
12. Referenced to Fig. 10 input DTMF tone level at -25dBm (-28dBm at GS Pin) interference frequency range between 480-3400Hz.
13. Guaranteed by design and characterization.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# MT8870D/MT8870D-1 ISO<sup>2</sup>-CMOS

**AC Electrical Characteristics** -  $V_{DD}=5.0V\pm 5\%$ ,  $V_{SS}=0V$ ,  $-40^{\circ}C \leq T_o \leq +85^{\circ}C$ , using Test Circuit shown in Figure 10.

	Characteristics	Sym	Min	Typ <sup>‡</sup>	Max	Units	Conditions	
1	T I M I N G	Tone present detect time	$t_{DP}$	5	11	14	ms	Note 1
2		Tone absent detect time	$t_{DA}$	0.5	4	8.5	ms	Note 1
3		Tone duration accept	$t_{REC}$			40	ms	Note 2
4		Tone duration reject	$t_{\overline{REC}}$	20			ms	Note 2
5		Interdigit pause accept	$t_{ID}$			40	ms	Note 2
6		Interdigit pause reject	$t_{DO}$	20			ms	Note 2
7	O U T P U T S	Propagation delay (St to Q)	$t_{PQ}$		8	11	$\mu s$	$TOE=V_{DD}$
8		Propagation delay (St to StD)	$t_{PSID}$		12	16	$\mu s$	$TOE=V_{DD}$
9		Output data set up (Q to StD)	$t_{QSID}$		3.4		$\mu s$	$TOE=V_{DD}$
10		Propagation delay (TOE to Q ENABLE)	$t_{PTE}$		50		ns	load of 10 k $\Omega$ , 50 pF
11		Propagation delay (TOE to Q DISABLE)	$t_{PTD}$		300		ns	load of 10 k $\Omega$ , 50 pF
12	P D W N	Power-up time	$t_{PU}$		30		ms	Note 3
13		Power-down time	$t_{PD}$		20		ms	
14	C L O C K	Crystal/clock frequency	$f_C$	3.5759	3.5795	3.5831	MHz	
15		Clock input rise time	$t_{LHCL}$			110	ns	Ext. clock
16		Clock input fall time	$t_{HLCL}$			110	ns	Ext. clock
17		Clock input duty cycle	DC <sub>CL</sub>	40	50	60	%	Ext. clock
18		Capacitive load (OSC2)	$C_{LO}$			30	pF	

<sup>‡</sup> Typical figures are at 25°C and are for design aid only: not guaranteed and not subject to production testing.

**\*NOTES:**

- Used for guard-time calculation purposes only.
- These, user adjustable parameters, are not device specifications. The adjustable settings of these minimums and maximums are recommendations based upon network requirements.
- With valid tone present at input,  $t_{PU}$  equals time from PDWPN going low until EST going high.

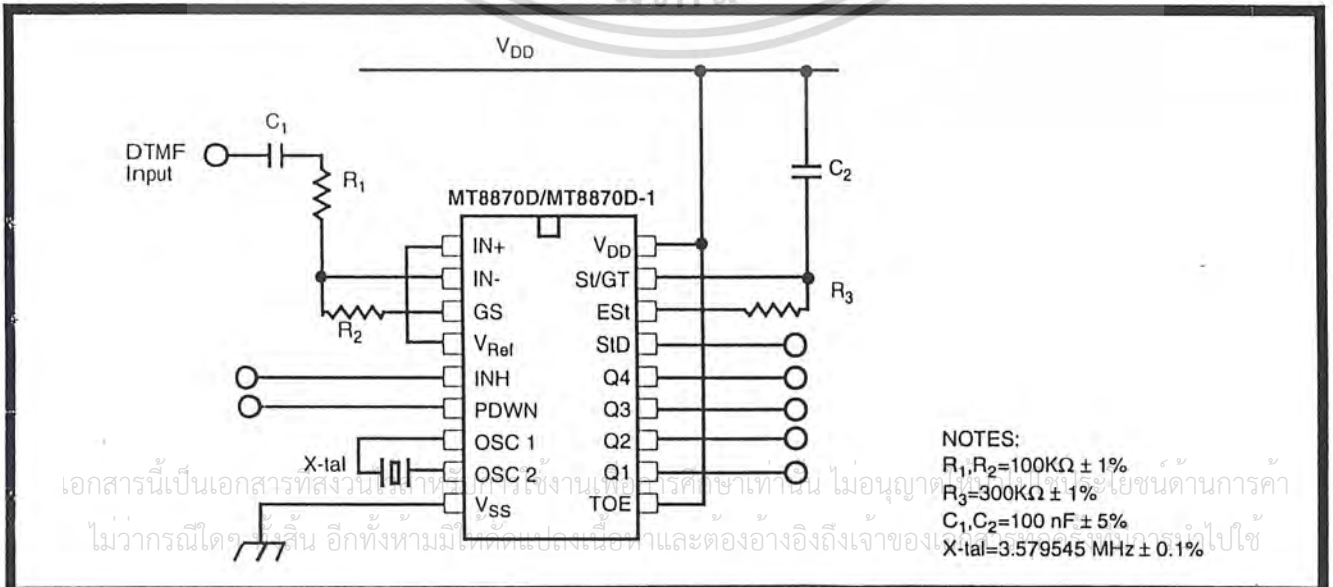
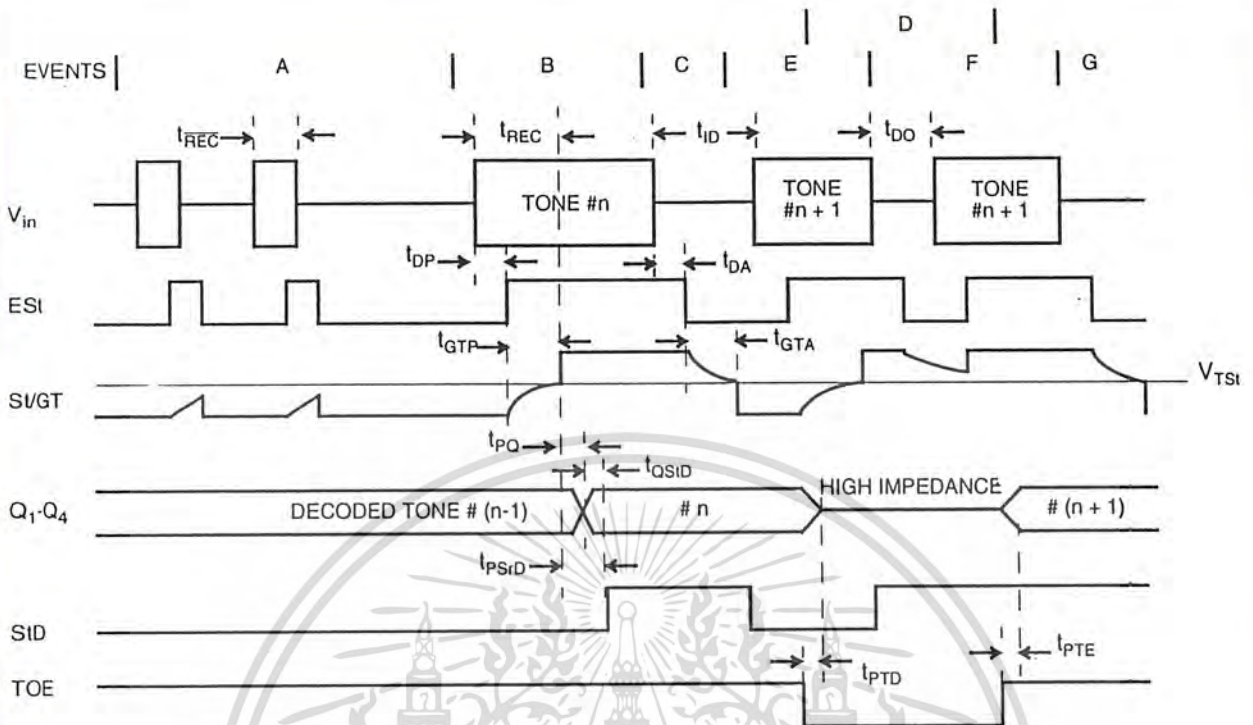


Figure 10 - Single-Ended Input Configuration



**EXPLANATION OF EVENTS**

- A) TONE BURSTS DETECTED, TONE DURATION INVALID, OUTPUTS NOT UPDATED.
- B) TONE #n DETECTED, TONE DURATION VALID, TONE DECODED AND LATCHED IN OUTPUTS
- C) END OF TONE #n DETECTED, TONE ABSENT DURATION VALID, OUTPUTS REMIAN LATCHED UNTIL NEXT VALID TONE.
- D) OUTPUTS SWITCHED TO HIGH IMPEDANCE STATE.
- E) TONE #n + 1 DETECTED, TONE DURATION VALID, TONE DECODED AND LATCHED IN OUTPUTS (CURRENTLY HIGH IMPEDANCE).
- F) ACCEPTABLE DROPOUT OF TONE #n + 1, TONE ABSENT DURATION INVALID, OUTPUTS REMAIN LATCHED.
- G) END OF TONE #n + 1 DETECTED, TONE ABSENT DURATION VALID, OUTPUTS REMAIN LATCHED UNTIL NEXT VALID TONE.

**EXPLANATION OF SYMBOLS**

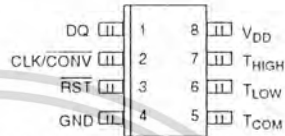
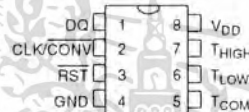
- $V_{in}$  DTMF COMPOSITE INPUT SIGNAL.
- $ES1$  EARLY STEERING OUTPUT. INDICATES DETECTION OF VALID TONE FREQUENCIES.
- $SVGT$  STEERING INPUT/GUARD TIME OUTPUT. DRIVES EXTERNAL RC TIMING CIRCUIT.
- $Q_1-Q_4$  4-BIT DECODED TONE OUTPUT.
- $SID$  DELAYED STEERING OUTPUT. INDICATES THAT VALID FREQUENCIES HAVE BEEN PRESENT/ABSENT FOR THE REQUIRED GUARD TIME THUS CONSTITUTING A VALID SIGNAL.
- $TOE$  TONE OUTPUT ENABLE (INPUT). A LOW LEVEL SHIFTS  $Q_1-Q_4$  TO ITS HIGH IMPEDANCE STATE.
- $t_{REC}$  MAXIMUM DTMF SIGNAL DURATION NOT DETECTED AS VALID
- $t_{REC}$  MINIMUM DTMF SIGNAL DURATION REQUIRED FOR VALID RECOGNITION
- $t_{ID}$  MAXIMUM TIME BETWEEN VALID DTMF SIGNALS.
- $t_{DO}$  MAXIMUM ALLOWABLE DROP OUT DURING VALID DTMF SIGNAL.
- $t_{DP}$  TIME TO DETECT THE PRESENCE OF VALID DTMF SIGNALS.
- $t_{DA}$  TIME TO DETECT THE ABSENCE OF VALID DTMF SIGNALS.
- $t_{GTP}$  GUARD TIME, TONE PRESENT.
- $t_{GTA}$  GUARD TIME, TONE ABSENT.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Figure 11 - Timing Diagram

**FEATURES**

- Requires no external components
- Supply voltage range covers from 2.7V to 5.5V
- Measures temperatures from  $-55^{\circ}\text{C}$  to  $+125^{\circ}\text{C}$  in  $0.5^{\circ}\text{C}$  increments. Fahrenheit equivalent is  $-67^{\circ}\text{F}$  to  $+257^{\circ}\text{F}$  in  $0.9^{\circ}\text{F}$  increments
- Temperature is read as a 9-bit value
- Converts temperature to digital word in 1 second (max)
- Thermostatic settings are user-definable and non-volatile
- Data is read from/written via a 3-wire serial interface (CLK, DQ, RST)
- Applications include thermostatic controls, industrial systems, consumer products, thermometers, or any thermally sensitive system
- 8-pin DIP or SOIC (208 mil) packages

**PIN ASSIGNMENT**

 DS1620S 8-PIN SOIC (208 MIL)  
 See Mech Drawings Section

 DS1620 8-PIN PDIP (300 MIL)  
 See Mech Drawings Section

**PIN DESCRIPTION**

- DQ — 3-Wire Input/Output
- CLK/CONV — 3-Wire Clock Input and Stand-alone Convert Input
- RST — 3-Wire Reset Input
- GND — Ground
- THIGH — High Temperature Trigger
- TLOW — Low Temperature Trigger
- TCOM — High/Low Combination Trigger
- VDD — Power Supply Voltage (3V – 5V)

**DESCRIPTION**

The DS1620 Digital Thermometer and Thermostat provides 9-bit temperature readings which indicate the temperature of the device. With three thermal alarm outputs, the DS1620 can also act as a thermostat.  $T_{\text{HIGH}}$  is driven high if the DS1620's temperature is greater than or equal to a user-defined temperature TH.  $T_{\text{LOW}}$  is driven high if the DS1620's temperature is less than or equal to a user-defined temperature TL.  $T_{\text{COM}}$  is driven

high when the temperature exceeds TH and stays high until the temperature falls below that of TL.

User-defined temperature settings are stored in non-volatile memory, so parts can be programmed prior to insertion in a system, as well as used in stand-alone applications without a CPU. Temperature settings and temperature readings are all communicated to/from the DS1620 over a simple 3-wire interface.

### OPERATION—MEASURING TEMPERATURE

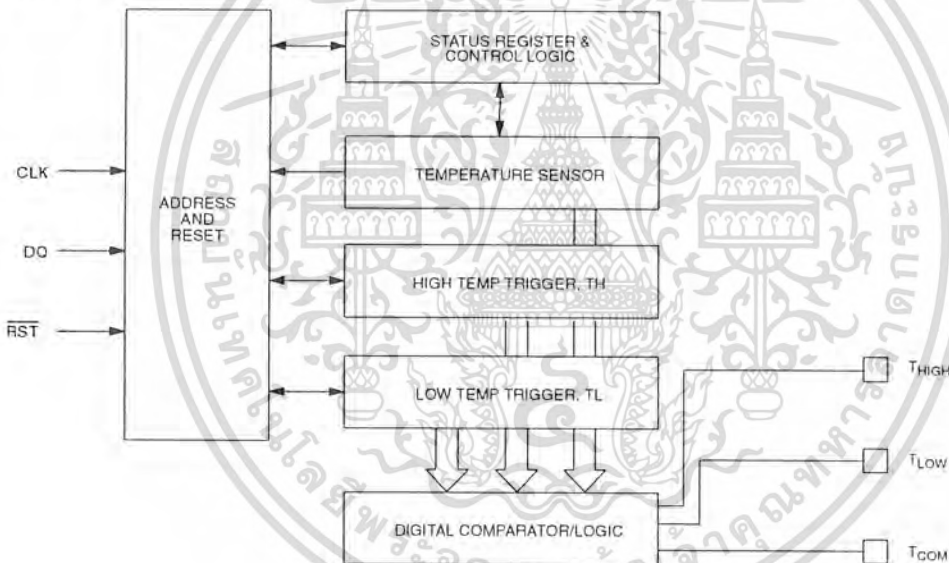
A block diagram of the DS1620 is shown in Figure 1. The DS1620 measures temperatures through the use of an on-board proprietary temperature measurement technique. A block diagram of the temperature measurement circuitry is shown in Figure 2.

The DS1620 measures temperature by counting the number of clock cycles that an oscillator with a low temperature coefficient goes through during a gate period determined by a high temperature coefficient oscillator. The counter is preset with a base count that corresponds to  $-55^{\circ}\text{C}$ . If the counter reaches zero before the gate period is over, the temperature register, which is also preset to the  $-55^{\circ}\text{C}$  value, is incremented, indicating that the temperature is higher than  $-55^{\circ}\text{C}$ .

At the same time, the counter is then preset with a value determined by the slope accumulator circuitry. This circuitry is needed to compensate for the parabolic behavior of the oscillators over temperature. The counter is then clocked again until it reaches zero. If the gate period is still not finished, then this process repeats.

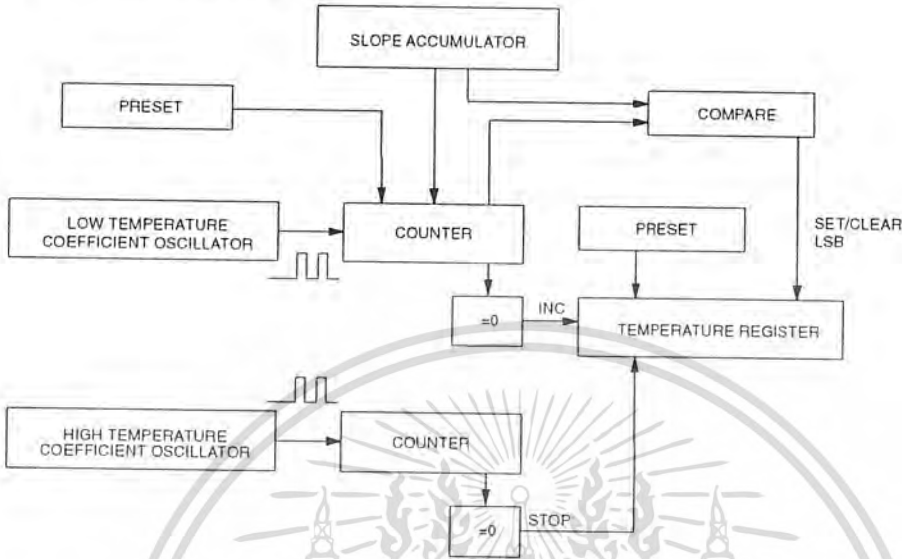
The slope accumulator is used to compensate for the nonlinear behavior of the oscillators over temperature, yielding a high resolution temperature measurement. This is done by changing the number of counts necessary for the counter to go through for each incremental degree in temperature. To obtain the desired resolution, therefore, both the value of the counter and the number of counts per degree C (the value of the slope accumulator) at a given temperature must be known.

DS1620 FUNCTIONAL BLOCK DIAGRAM Figure 1



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TEMPERATURE MEASURING CIRCUITRY Figure 2



This calculation is done inside the DS1620 to provide 0.5°C resolution. The temperature reading is provided in a 9-bit, two's complement reading by issuing a READ TEMPERATURE command. Table 1 describes the exact relationship of output data to measured temperature. The data is transmitted serially through the 3-wire serial interface, LSB first. The DS1620 can measure temperature over the range of -55°C to +125°C in 0.5°C increments. For Fahrenheit usage, a lookup table or conversion factor must be used.

DS1620 as either a 9-bit word (taking RST low after the 9th (MSB) bit), or as two transfers of 8-bit words, with the most significant 7 bits being ignored or set to zero, as illustrated in Table 1. After the MSB, the DS1620 will output 0s.

Note that temperature is represented in the DS1620 in terms of a 1/2°C LSB, yielding the following 9-bit format:



TEMPERATURE/DATA RELATIONSHIPS

Table 1

TEMP	DIGITAL OUTPUT (Binary)	DIGITAL OUTPUT (Hex)
+125°C	0 11111010	00FA
+25°C	0 00110010	0032h
+1/2°C	0 00000001	0001h
+0°C	0 00000000	0000h
-1/2°C	1 11111111	01FFh
-25°C	1 11001110	01CEh
-55°C	1 10010010	0192h

Higher resolutions may be obtained by reading the temperature, and truncating the 0.5°C bit (the LSB) from the read value. This value is TEMP\_READ. The value left in the counter may then be read by issuing a READ COUNTER command. This value is the count remaining (COUNT\_REMAIN) after the gate period has ceased. By loading the value of the slope accumulator into the count register (using the READ SLOPE command), this value may then be read, yielding the number of counts per degree C (COUNT\_PER\_C) at that temperature. The actual temperature may be then be calculated by the user using the following:

$$\text{TEMPERATURE} = \text{TEMP\_READ} - 0.25 + \frac{(\text{COUNT\_PER\_C} - \text{COUNT\_REMAIN})}{\text{COUNT\_PER\_C}}$$

Since data is transmitted over the 3-wire bus LSB first, temperature data can be written to/read from the

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**DETAILED PIN DESCRIPTION Table 2**

PIN	SYMBOL	DESCRIPTION
1	DQ	Data Input/Output pin for 3-wire communication port.
2	CLK/ $\overline{\text{CONV}}$	Clock input pin for 3-wire communication port. When the DS1620 is used in a stand-alone application with no 3-wire port, this pin can be used as a convert pin. Temperature conversion will begin on the falling edge of $\overline{\text{CONV}}$ .
3	$\overline{\text{RST}}$	Reset input pin for 3-wire communication port.
4	GND	Ground pin.
5	$T_{\text{COM}}$	High/Low Combination Trigger. Goes high when temperature exceeds $T_{\text{H}}$ ; will reset to low when temperature falls below $T_{\text{L}}$ .
6	$T_{\text{LOW}}$	Low Temperature Trigger. Goes high when temperature falls below $T_{\text{L}}$ .
7	$T_{\text{HIGH}}$	High Temperature Trigger. Goes high when temperature exceeds $T_{\text{H}}$ .
8	$V_{\text{DD}}$	Supply Voltage. 2.7V – 5.5V input power pin.

**OPERATION-THERMOSTAT CONTROLS**

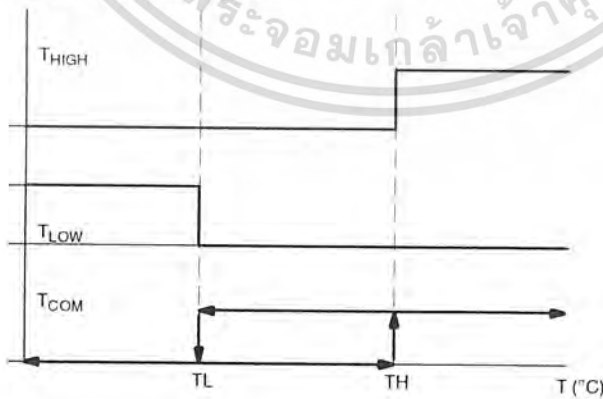
Three thermally triggered outputs,  $T_{\text{HIGH}}$ ,  $T_{\text{LOW}}$ , and  $T_{\text{COM}}$ , are provided to allow the DS1620 to be used as a thermostat, as shown in Figure 3. When the DS1620's temperature meets or exceeds the value stored in the high temperature trip register, the output  $T_{\text{HIGH}}$  becomes active (high) and remains active until the DS1620's measured temperature becomes less than the stored value in the high temperature register,  $T_{\text{H}}$ . The  $T_{\text{HIGH}}$  output can be used to indicate that a high temperature tolerance boundary has been met or exceeded, or as part of a closed loop system can be used to activate a cooling system and to deactivate it when the system temperature returns to tolerance.

falls below the value stored in the low temperature register, the  $T_{\text{LOW}}$  output becomes active.  $T_{\text{LOW}}$  remains active until the DS1620's temperature becomes greater than the value stored in the low temperature register,  $T_{\text{L}}$ . The  $T_{\text{LOW}}$  output can be used to indicate that a low temperature tolerance boundary has been met or exceeded, or as part of a closed loop system, can be used to activate a heating system and to deactivate it when the system temperature returns to tolerance.

The  $T_{\text{COM}}$  output goes high when the measured temperature meets or exceeds  $T_{\text{H}}$ , and will stay high until the temperature equals or falls below  $T_{\text{L}}$ . In this way, any amount of hysteresis can be obtained.

The  $T_{\text{LOW}}$  output functions similarly to the  $T_{\text{HIGH}}$  output. When the DS1620's measured temperature equals or

**THERMOSTAT OUTPUT OPERATION Figure 3**



## OPERATION AND CONTROL

The DS1620 must have temperature settings resident in the TH and TL registers for thermostatic operation. A configuration/status register is also used to determine the method of operation that the DS1620 will use in a particular application, as well as indicating the status of the temperature conversion operation. The configuration register is defined as follows:

### CONFIGURATION/STATUS REGISTER

DONE	THF	TLF	NVB	1	0	CPU	1SHOT
------	-----	-----	-----	---	---	-----	-------

where

- DONE** = Conversion Done bit. 1=conversion complete, 0=conversion in progress.
- THF** = Temperature High Flag. This bit will be set to 1 when the temperature is greater than or equal to the value of TH. It will remain 1 until reset by writing 0 into this location or by removing power from the device. This feature provides a method of determining if the DS1620 has ever been subjected to temperatures above TH while power has been applied.
- TLF** = Temperature Low Flag. This bit will be set to 1 when the temperature is less than or equal to the value of TL. It will remain 1 until reset by writing 0 into this location or by removing power from the device. This feature provides a method of determining if the DS1620 has ever been subjected to temperatures below TL while power has been applied.
- NVB** = Nonvolatile Memory Busy Flag. 1=write to an E<sup>2</sup> memory cell in progress. 0=nonvolatile memory is not busy. A copy to E<sup>2</sup> may take up to 10 ms.
- CPU** = CPU use bit. If CPU=0, the CLK/CONV pin acts as a conversion start control, when  $\overline{RST}$  is low. If CPU is 1, the DS1620 will be used with a CPU communicating to it over the 3-wire port, and the operation of the CLK/CONV pin is as a normal clock in concert with DQ and  $\overline{RST}$ . This bit is stored in nonvolatile E<sup>2</sup> memory, capable of at least 50,000 writes. The DS1620 is shipped with CPU=0.
- 1SHOT** = One-Shot Mode. If 1SHOT is 1, the DS1620 will perform one temperature

conversion upon reception of the Start Convert T protocol. If 1SHOT is 0, the DS1620 will continuously perform temperature conversion. This bit is stored in nonvolatile E<sup>2</sup> memory, capable of at least 50,000 writes. The DS1620 is shipped with 1SHOT=0.

For typical thermostat operation, the DS1620 will operate in continuous mode. However, for applications where only one reading is needed at certain times, and to conserve power, the one-shot mode may be used. **Note that the thermostat outputs ( $T_{HIGH}$ ,  $T_{LOW}$ ,  $T_{COM}$ ) will remain in the state they were in after the last valid temperature conversion cycle when operating in one-shot mode.**

### OPERATION IN STAND-ALONE MODE

In applications where the DS1620 is used as a simple thermostat, no CPU is required. Since the temperature limits are nonvolatile, the DS1620 can be programmed prior to insertion in the system. In order to facilitate operation without a CPU, the CLK/CONV pin (pin 2) can be used to initiate conversions. Note that the CPU bit must be set to 0 in the configuration register to use this mode of operation. Whether CPU=0 or 1, the 3-wire port is active. Setting CPU=1 disables the stand-alone mode.

To use the CLK/CONV pin to initiate conversions,  $\overline{RST}$  must be low and CLK/CONV must be high. If CLK/CONV is driven low and then brought high in less than 10 ms, one temperature conversion will be performed and then the DS1620 will return to an idle state. If CLK/CONV is driven low and remains low, continuous conversions will take place until CLK/CONV is brought high again. With the CPU bit set to 0, the CLK/CONV will override the 1-shot bit if it is equal to 1. This means that even if the part is set for one-shot mode, driving CLK/CONV low will initiate conversions.

### 3-WIRE COMMUNICATIONS

The 3-wire bus is comprised of three signals. These are the  $\overline{RST}$  (reset) signal, the CLK (clock) signal, and the DQ (data) signal. All data transfers are initiated by driving the  $\overline{RST}$  input high. Driving the  $\overline{RST}$  input low terminates communication. (See Figures 4 and 5.) A clock cycle is a sequence of a falling edge followed by a rising edge. For data inputs, the data must be valid during the rising edge of a clock cycle. Data bits are output on the

falling edge of the clock, and remain valid through the rising edge.

When reading data from the DS1620, the DQ pin goes to a high impedance state while the clock is high. Taking  $\overline{\text{RST}}$  low will terminate any communication and cause the DQ pin to go to a high impedance state.

Data over the 3-wire interface is communicated LSB first. The command set for the 3-wire interface as shown in Table 3 is as follows.

#### Read Temperature [AAh]

This command reads the contents of the register which contains the last temperature conversion result. The next nine clock cycles will output the contents of this register.

#### Write TH [01h]

This command writes to the TH (HIGH TEMPERATURE) register. After issuing this command, the next nine clock cycles clock in the 9-bit temperature limit which will set the threshold for operation of the  $T_{\text{HIGH}}$  output.

#### Write TL [02h]

This command writes to the TL (LOW TEMPERATURE) register. After issuing this command, the next nine clock cycles clock in the 9-bit temperature limit which will set the threshold for operation of the  $T_{\text{LOW}}$  output.

#### Read TH [A1h]

This command reads the value of the TH (HIGH TEMPERATURE) register. After issuing this command, the next nine clock cycles clock out the 9-bit temperature limit which sets the threshold for operation of the  $T_{\text{HIGH}}$  output.

#### Read TL [A2h]

This command reads the value of the TL (LOW TEMPERATURE) register. After issuing this command, the

next nine clock cycles clock out the 9-bit temperature limit which sets the threshold for operation of the  $T_{\text{LOW}}$  output.

#### Read Counter [A0h]

This command reads the value of the counter byte. The next nine clock cycles will output the contents of this register.

#### Read Slope [A9h]

This command reads the value of the slope counter byte from the DS1620. The next nine clock cycles will output the contents of this register.

#### Start Convert T [EEh]

This command begins a temperature conversion. No further data is required. In one-shot mode, the temperature conversion will be performed and then the DS1620 will remain idle. In continuous mode, this command will initiate continuous conversions.

#### Stop Convert T [22h]

This command stops temperature conversion. No further data is required. This command may be used to halt a DS1620 in continuous conversion mode. After issuing this command, the current temperature measurement will be completed, and then the DS1620 will remain idle until a Start Convert T is issued to resume continuous operation.

#### Write Config [0Ch]

This command writes to the configuration register. After issuing this command, the next eight clock cycles clock in the value of the configuration register.

#### Read Config [ACh]

This command reads the value in the configuration register. After issuing this command, the next eight clock cycles output the value of the configuration register.

DS1620 COMMAND SET Table 3

INSTRUCTION	DESCRIPTION	PROTOCOL	3-WIRE BUS DATA AFTER ISSUING PROTOCOL	NOTES
Read Temperature	Reads last converted temperature value from temperature register.	AAh	<read data>	
Read Counter	Reads value of count remaining from counter.	A0h	<read data>	
Read Slope	Reads value of the slope accumulator.	A9h	<read data>	
Start Convert T	Initiates temperature conversion.	Eeh	Idle	1
Stop Convert T	Halts temperature conversion.	22h	Idle	
Write TH	Writes high temperature limit value into TH register.	01h	<write data>	2
Write TL	Writes low temperature limit value into TL register.	02h	<write data>	2
Read TH	Reads stored value of high temperature limit from TH register.	A1h	<read data>	2
Read TL	Reads stored value of low temperature limit from TL register.	A2h	<read data>	2
Write Config	Writes configuration data to configuration register.	0Ch	<write data>	2
Read Config	Reads configuration data from configuration register.	ACh	<read data>	2

**NOTES:**

1. In continuous conversion mode, a Stop Convert T command will halt continuous conversion. To restart, the Start Convert T command must be issued. In one-shot mode, a Start Convert T command must be issued for every temperature reading desired.
2. Writing to the E<sup>2</sup> typically requires 10 ms at room temperature. After issuing a write command, no further writes should be requested for at least 10 ms.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

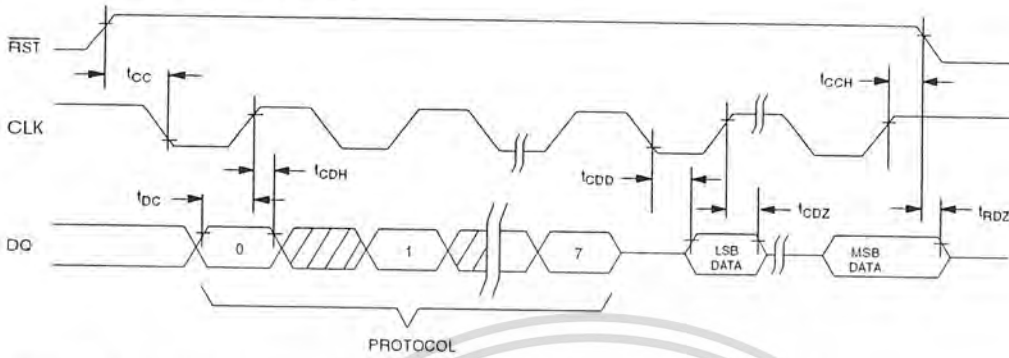
**FUNCTION EXAMPLE**

Example: CPU sets up DS1620 for continuous conversion and thermostatic function.

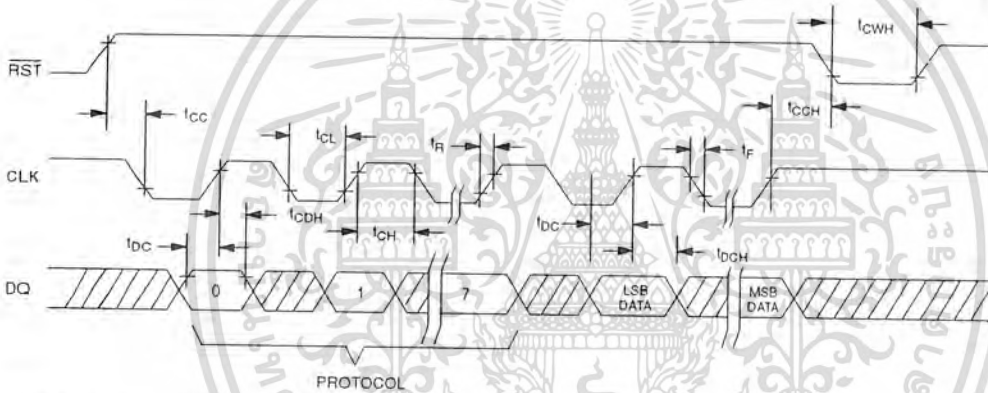
CPU MODE	DS1620 MODE (3-WIRE)	DATA (LSB FIRST)	COMMENTS
TX	RX	0Ch	CPU issues Write Config command
TX	RX	00h	CPU sets DS1620 up for continuous conversion
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620
TX	RX	01h	CPU issues Write TH command
TX	RX	0050h	CPU sends data for TH limit of +40°C
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620
TX	RX	02h	CPU issues Write TL command
TX	RX	0014h	CPU sends data for TL limit of +10°C
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620
TX	RX	A1h	CPU issues Read TH command
RX	TX	0050h	DS1620 sends back stored value of TH for CPU to verify
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620
TX	RX	A2h	CPU issues Read TL command
RX	TX	0014h	DS1620 sends back stored value of TL for CPU to verify
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620
TX	RX	EEh	CPU issues Start Convert T command
TX	RX	Toggle $\overline{RST}$	CPU issues Reset to DS1620

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

READ DATA TRANSFER Figure 4



WRITE DATA TRANSFER Figure 5



NOTE:  $t_{CL}$ ,  $t_{CH}$ ,  $t_R$ , and  $t_F$  apply to both read and write data transfer.

**RELATED APPLICATION NOTES**

The following Application Notes can be applied to the DS1620. These notes can be obtained from the Dallas Semiconductor "Application Note Book", via our website at <http://www.dalsemi.com/>, or through our faxback service at (972) 371-4441.

**Application Note 85:** "Interfacing the DS1620 to the Motorola SPI Bus"

**Application Note 105:** "High Resolution Temperature Measurement with Dallas Direct-to-Digital Temperature Sensors"

**Application Note 67:** "Applying and Using the DS1620 in Temperature Control Applications"

Sample Ds1620 subroutines that can be used in conjunction with AN105 can be downloaded from the website or our Anonymous FTP Site.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS\***

Voltage on Any Pin Relative to Ground	-0.5V to +7.0V
Operating Temperature	-55°C to +125°C
Storage Temperature	-55°C to +125°C
Soldering Temperature	260°C for 10 seconds

\* This is a stress rating only and functional operation of the device at these or any other conditions above those indicated in the operation sections of this specification is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods of time may affect reliability.

**RECOMMENDED DC OPERATING CONDITIONS**

PARAMETER	SYMBOL	MIN	TYP	MAX	UNITS	NOTES
Supply	$V_{DD}$	2.7		5.5	V	1
Logic 1	$V_{IH}$	2.0		$V_{CC}+0.3$	V	1
Logic 0	$V_{IL}$	-0.3		+0.6	V	1

**DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS**(-55°C to +125°C;  $V_{DD}=2.7V$  to 5.5V)

PARAMETER	SYMBOL	CONDITION	MIN	MAX	UNITS	NOTES
Thermometer Error	$T_{ERR}$	0°C to +70°C -55°C to +0°C and 70°C to 125°C		$\pm 1/2$	°C	10, 11
Logic 0 Output	$V_{OL}$			0.4	V	3
Logic 1 Output	$V_{OH}$		2.4		V	2
Input Resistance	$R_I$	$\overline{RST}$ to GND DQ, CLK to $V_{DD}$	1 1		M $\Omega$ M $\Omega$	
Active Supply Current	$I_{CC}$	0°C to +70°C		1	mA	4, 5
Standby Supply Current	$I_{STBY}$	0°C to +70°C		1	$\mu A$	4, 5

**SINGLE CONVERT TIMING DIAGRAM (STAND-ALONE MODE)**

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## AC ELECTRICAL CHARACTERISTICS

(-55°C to +125°C;  $V_{DD}=2.7V$  to 5.5V)

PARAMETER	SYMBOL	MIN	TYP	MAX	UNITS	NOTES
Temperature Conversion Time	$T_{TC}$		400	1000	ms	
Data to CLK Setup	$t_{DC}$	35			ns	6
CLK to Data Hold	$t_{CDH}$	40			ns	6
CLK to Data Delay	$t_{CDD}$			100	ns	6, 7, 8
CLK Low Time	$t_{CL}$	285			ns	6
CLK High Time	$t_{CH}$	285			ns	6
CLK Frequency	$f_{CLK}$	DC		1.75	MHz	7
CLK Rise and Fall	$t_R, t_F$			500	ns	
$\overline{RST}$ to CLK Setup	$t_{CC}$	100			ns	6
CLK to $\overline{RST}$ Hold	$t_{CCH}$	40			ns	6
$\overline{RST}$ Inactive Time	$t_{CWH}$	125			ns	6, 9
CLK High to I/O High-Z	$t_{CDZ}$			50	ns	6
$\overline{RST}$ Low to I/O High-Z	$t_{RDZ}$			50	ns	6
Convert Pulse Width	$t_{CNV}$	250 ns		500 ms		
NV Write Cycle Time	$t_{WR}$		10	50	ms	12

## AC ELECTRICAL CHARACTERISTICS

(-55°C to +125°C;  $V_{DD}=2.7V$  to 5.5V)

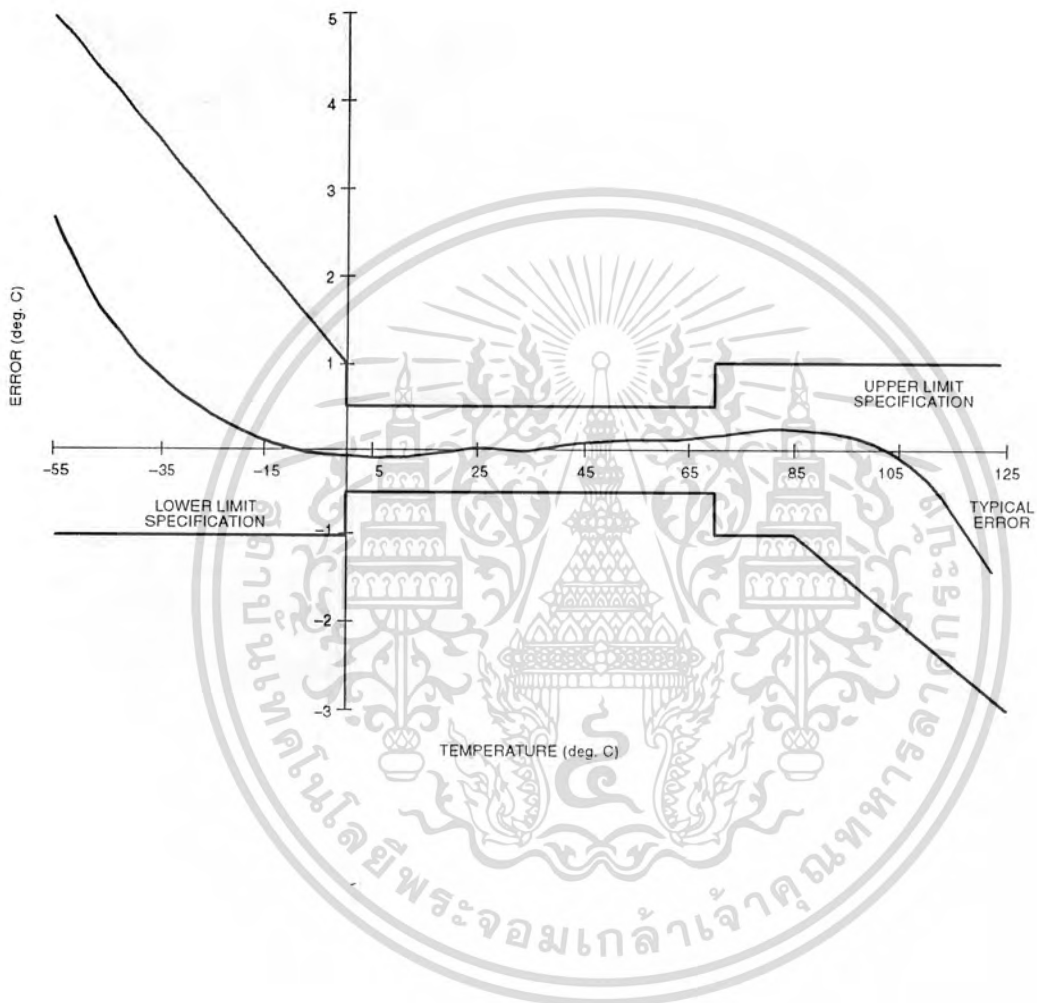
PARAMETER	SYMBOL	MIN	TYP	MAX	UNITS	NOTES
Input Capacitance	$C_i$		5		pF	
I/O Capacitance	$C_{I/O}$		10		pF	

## NOTES:

- All voltages are referenced to ground.
- Logic one voltages are specified at a source current of 1 mA.
- Logic zero voltages are specified at a sink current of 4 mA.
- $I_{CC}$  specified with DQ pin open and CLK pin at  $V_{DD}$ .
- $I_{CC}$  specified with  $V_{CC}$  at 5.0V and  $\overline{RST}=\text{GND}$ .
- Measured at  $V_{IH} = 2.0V$  or  $V_{IL} = 0.8V$ .
- Measured at  $V_{OH} = 2.4V$  or  $V_{OL} = 0.4V$ .
- Load capacitance = 50 pF.
- $t_{CWH}$  must be 10 ms minimum following any write command that involves the E<sup>2</sup> memory.
- See typical curve for specification limits outside 0°C to 70°C range.
- Thermometer error reflects temperature accuracy as tested during calibration.
- Writing to the nonvolatile memory should only take place in the 0°C to 70°C temperature range.
- Valid for design revisions D1 and above. The supply range for Rev. C2 and below is  $4.5V \leq V_{DD} \leq 5.5V$ .

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## TYPICAL PERFORMANCE CURVE

DS1620 DIGITAL THERMOMETER AND THERMOSTAT  
TEMPERATURE READING ERROR

## กิตติกรรมประกาศ

ในการจัดทำปฏิญานិพนธ์ฉบับนี้ สำเร็จลุล่วงไปได้ด้วยดี เนื่องจากได้รับความช่วยเหลือ ให้คำแนะนำและให้การสนับสนุน จากท่านอาจารย์สุรพล บุญจันทร์ ซึ่งท่านเป็นอาจารย์ที่ปรึกษา คณะผู้จัดทำขอขอบพระคุณท่านอาจารย์ ที่ให้ข้อคิดเห็นและให้คำแนะนำต่าง ๆ ซึ่งเป็นประโยชน์ในการดำเนินงานทำโครงการ รวมทั้งขอขอบคุณการสื่อสารแห่งประเทศไทย ที่ให้การสนับสนุนเครื่องมือต่าง ๆ และสาระประโยชน์ที่ทำให้เกิดโครงการดังกล่าวขึ้น



คณะผู้จัดทำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## หนังสืออ้างอิง

ธีรวัฒน์ ประกอบผล, “การประยุกต์ใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์”, สมาคมส่งเสริมเทคโนโลยี (ไทย-ญี่ปุ่น), 2540

พิพัฒน์ เลาหสงคราม, “ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-48, MCS-51”, สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง, 2537

สุนทร วิฑูรพจน์, “การใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล 8051”, สำนักพิมพ์ซีเอ็ดยูเคชั่น, 2538



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้