



เครื่องแจ้งเหตุเพลิงไหม้และสิ่งงานทางโทรศัพท์อัตโนมัติ

Fire Emergency & Automatic Appliances Control



โดย

นาย กัลป์

ภระกุลสุขสถิตย์

น.ส. ขวัญชนก

ศรีศิริรินทร์

น.ส. วัฒนัท

โธณะโกสินทร์

น.ส. สุพรรณพักตร์ บุญสุนานนท์

วัน เดือน ปี... 19 ม.ค. 2537

เลขทะเบียน... 034958

เลขเรียกหนังสือ... T 37258 16

ปริญญาบัตรนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต

สาขาวิศวกรรมโทรคมนาคม

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

ปีการศึกษา 2537

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

034958

เครื่องแจ้งเหตุเพลิงไหม้และสัญญาณทางโทรศัพท์อัตโนมัติ

Fire Emergency & Automatic Appliances Control



ปริญญาานิพนธ์สำหรับปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต

สาขาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง

ปีการศึกษา 2537

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญานิพนธ์ปีการศึกษา 2537

ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
เรื่อง เครื่องแจ้งเหตุเพลิงไหม้และสัญญาณทางโทรศัพท์อัตโนมัติ

ผู้จัดทำ

1. นาย กัลป์ ภาระกุลสุขสถิตย์
2. น.ส. ขวัญชนก ศรีศิริรินทร์
3. น.ส. วัฒนัท โลจนะโกสินทร์
4. น.ส. สุพรรณพิภคร์ บุญสุนานนท์

อาจารย์ที่ปรึกษา

(รศ.ดร. กอบชัย เดชหาญ)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องแจ้งเหตุเพลิงไหม้และสัญญาณทางโทรศัพท์อัตโนมัติ

โดย

นายกล้าป์

ระกูลสุสฤติย์

น.ส. ขวัญชนก

ศรีศิริรินทร์

น.ส. วัฒนัท

โจนะโกสินทร์

น.ส. สุพรรณพัคค์ร์ บุญสุนานนท์

อาจารย์ที่ปรึกษา

รศ.ดร.กอบชัย เดชหาญ

บทคัดย่อ

โครงการเครื่องแจ้งเหตุเพลิงไหม้และสัญญาณทางโทรศัพท์อัตโนมัติ เกิดจากแนวความคิดที่ต้องการจะควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าผ่านทางคู่สายโทรศัพท์ และสามารถใช้โทรศัพท์โทรออกไปแจ้งเหตุฉุกเฉินได้เมื่อเกิดเพลิงไหม้

โครงการนี้เราใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เป็นตัวประมวลผลและส่งสัญญาณไปควบคุมฮาร์ดแวร์ เพื่อควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้าน ตามโปรแกรมที่กำหนดไว้โดยมีวงจรตรวจจับสัญญาณกริ่งเรียก และรับสัญญาณ DTMF ผ่านทางสายโทรศัพท์ แล้วจึงทำการถอดรหัสโดยใช้ไอซี MT8870 จากนั้นทำการประมวลผลโดยไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031

ในส่วนของวงจรแจ้งเหตุฉุกเฉินขณะเกิดเพลิงไหม้ วงจรจะส่งสัญญาณไปที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เพื่อโทรไปแจ้งเหตุยังศูนย์แจ้งภัยโดยอัตโนมัติ โดยใช้วงจรบันทึกเสียงไอซี T6668 เป็นตัวเก็บบันทึกเสียง

Fire Emergency & Automatic Appliances Control

By

Kun Parakulsuksathid

Khwanchanok Srikirin

Wannut Lochanakosin

Supunpak Boonasunanondha

Advisor

Assoc.Prof. Dr.Kobchai Dejhan

Abstract

The project “Fire Emergency & Automatic Appliances Control” uses the concept of a telephone to control on/off switch the appliances in the home and also can be used as the emergency call for help in the case of fire.

The Microcontroller 8031 acts as the control processing unit and send the signal for controlling the hardware to operate the home appliances by means of the software that it has been written before.

The telephone signal passes through the ringing tone detection circuit to the DTMF signal circuit, decoded by IC MT8870. Therefore, the microcontroller 8031 takes part in the step of processing.

In the case of fire, the microcontroller 8031 will operate automatically as the emergency call to a fire station. Then the recorded information voice was produced by IC T6668 will be sent to the fire station.

สารบัญ

	หน้า
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 ระบบโทรศัพท์	4
2.1 ระบบโทรศัพท์	4
2.2 การทำงานของโทรศัพท์	5
2.3 สัญญาณพื้นฐาน	6
2.4 การติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับโทรศัพท์	7
2.5 ระบบโทรศัพท์แบบส่งความถี่คู่	7
2.6 ข้อดีของการใช้โทรศัพท์แบบกดปุ่ม (DTMF)	9
2.7 การเข้ารหัสและการถอดรหัสความถี่ของโทรศัพท์ระบบ DTMF	10
บทที่ 3 ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031	12
3.1 คุณลักษณะพื้นฐานของ 8031	12
3.2 การจัดหาไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031	13
3.3 การจัดหน่วยความจำ	15
3.4 โครงสร้างของพอร์ตและการทำงาน	17
3.5 การเชื่อมต่อ 8255	20
บทที่ 4 หลักการทำงานของวงจร	24
4.1 แนวการออกแบบ	24
4.2 บริดจ์เรกติไฟเออร์	24
4.3 วงจรตรวจจับสัญญาณกริ่งเรียก	24
4.4 วงจรยกหูวางหูโทรศัพท์	27
4.5 วงจรถอดรหัส DTMF	27
4.6 วงจรบันทึกเสียง	33
4.7 การใช้งานเครื่องเตือนไฟไหม้	45
4.8 ส่วนไฟเลี้ยงวงจร	46
4.9 การเข้ารหัส	48
4.10 วงจรตรวจจับสัญญาณตอบรับ	53
บทที่ 5 หลักการทำงานของโปรแกรมควบคุมการทำงาน	55
บทที่ 6 การทดลองและผลการทดลอง	59

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 7 บทวิจารณ์และสรุป

69

กิตติกรรมประกาศ

70

เอกสารอ้างอิง

71

ภาคผนวก

72



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูปลูกภาพ

	หน้า
รูปที่ 1.1 บล็อกไดอะแกรมแสดงเครื่องส่งตอบรับงานทางโทรศัพท์ และวงจรโทรออกอัตโนมัติเมื่อเกิดเหตุเพลิงไหม้	1
รูปที่ 2.1 บล็อกไดอะแกรมของระบบโทรศัพท์	5
รูปที่ 2.2 แสดงสัญญาณพื้นฐานในระบบโทรศัพท์	8
รูปที่ 2.3 แสดงแป้นกดหมายเลขและค่าความถี่แวนอน และแนวตั้งของหมายเลขนั้น	9
รูปที่ 3.1 แสดงการจัดหน่วยความจำภายใน	13
รูปที่ 3.2 แสดงรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ	15
รูปที่ 3.3 แสดงการอ้างแอดเดรสบิท	16
รูปที่ 3.4 แสดงโครงสร้างภายในของแต่ละบิท	18
รูปที่ 3.5 แสดงบิทต่าง ๆ ของรหัสควบคุม	19
รูปที่ 3.6 แสดงการเชื่อมต่อกับ 8255 กับอุปกรณ์ภายนอก	22
รูปที่ 4.1 แสดงวงจรตรวจสอบสัญญาณกริ่งเรียก, ไม่ว่าง และควบคุมการยกหู	25
รูปที่ 4.2 แสดงรายละเอียดขาของ MT8870	28
รูปที่ 4.3 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุท	31
รูปที่ 4.4 แสดงวงจรถอดรหัส DTMF ที่ใช้ในการทดสอบ	32
รูปที่ 4.5 วงจรเบื้องต้นของเซลล์ข้อมูลเลขใน ส่วนแปลงสัญญาณเสียงเป็นดิจิตอล	33
รูปที่ 4.6 วงจรที่ใช้แปลงกลับจากข้อมูลดิจิตอลเป็นสัญญาณเสียง	34
รูปที่ 4.7 เปรียบเทียบสัญญาณอินพุทกับข้อมูลที่ได้สัญญาณอนาลอกจากอินทิเกรเตอร์	34
รูปที่ 4.8 การทำงานของระบบ CVSD ในส่วนแปลงจากสัญญาณเสียงเป็นดิจิตอล	36
รูปที่ 4.9 การทำงานของระบบ CVSD ในส่วนแปลงจากสัญญาณดิจิตอลเป็นเสียง	36
รูปที่ 4.10 แสดงตำแหน่งขาต่าง ๆ ของไอซี T6668	37
รูปที่ 4.11 วงจรบันทึกเสียงสมบูรณ์	38
รูปที่ 4.12 วงจรเมื่อต่อแรม 4 ตัว	39
รูปที่ 4.13 แผนภูมิของเมโมรีที่ใช้ในการทำงานทั้งสองแบบ	41
รูปที่ 4.14 วงจรเตือนไฟไหม้	45
รูปที่ 4.15 แสดงวงจรสมบูรณ์ของแหล่งจ่ายไฟ	46

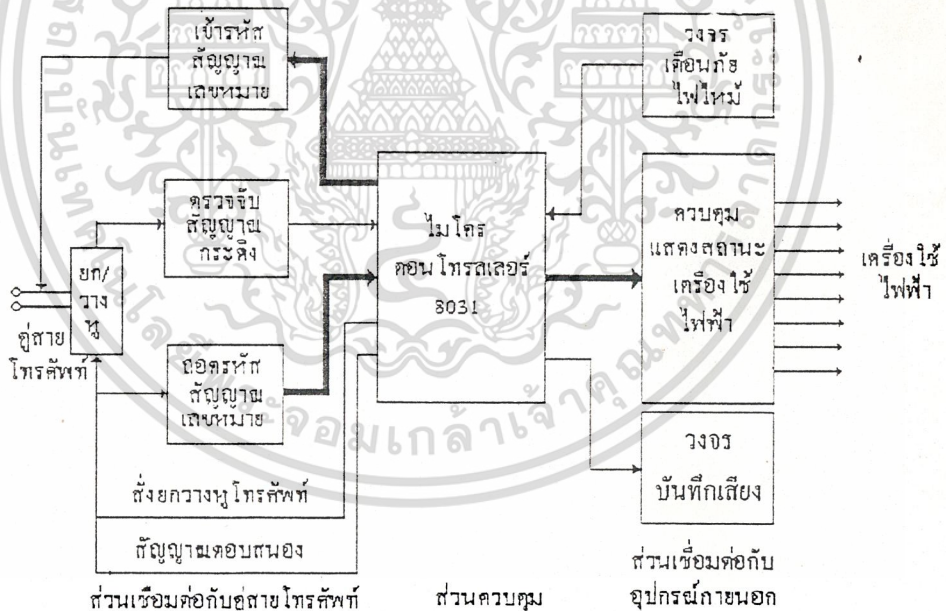
รูปที่ 4.16	วงจรโทรออกอัตโนมัติ	47
รูปที่ 4.17	บล็อกไดอะแกรมของระบบ DTMF	48
รูปที่ 4.18	แสดงชนิดของปุ่มกดและรูปสัญญาณ	49
รูปที่ 4.19	บล็อกไดอะแกรมภายในวงจรไอซีเบอร์ TCM5087	50
รูปที่ 4.20	รูปสัญญาณของระบบ DTMF	51
รูปที่ 4.21	แสดงการนำ TCM5087 ไปใช้งาน	52
รูปที่ 4.22	ตัวอย่างวงจรที่ LM567	53
รูปที่ 4.23	วงจรตรวจจับสัญญาณตอบรับ	54
รูปที่ 6.1	สัญญาณให้หมุน (Dial Tone) จากคู่สายโทรศัพท์	60
รูปที่ 6.2	สัญญาณไม่ว่าง (Busy Tone) จากคู่สายโทรศัพท์	60
รูปที่ 6.3	สัญญาณเรียกกลับ (Ring Back Tone) จากคู่สายโทรศัพท์	61
รูปที่ 6.4	สัญญาณกริ่งเรียก (Ringing tone) จากคู่สายโทรศัพท์	61
รูปที่ 6.5	สัญญาณจากคู่สายโทรศัพท์ขณะวางหู (รวมไฟตรงจากชุมสายโทรศัพท์)	62
รูปที่ 6.6	สัญญาณจากคู่สายโทรศัพท์ขณะยกหู (รวมไฟตรงจากชุมสายโทรศัพท์)	62
รูปที่ 6.7	สัญญาณที่จุด x (คร่อมความต้านทาน 10 K) เทียบกับจุด Y (คร่อมไดโอด) ขณะไม่มีสัญญาณกริ่งเรียก	63
รูปที่ 6.8	สัญญาณที่จุด x เทียบกับจุด Y ขณะมีสัญญาณกริ่งเรียก	63
รูปที่ 6.9	สัญญาณที่จุด Z เทียบกับจุด W	64
รูปที่ 6.10	สัญญาณที่จุด Z เทียบกับจุด C (ขา 6 ของ ไอซี 74122)	64
รูปที่ 6.11	สัญญาณจากไอซี 567 ขณะสัญญาณไม่ว่าง	65
รูปที่ 6.12	สัญญาณไม่ว่างหลังจากผ่านโมโนสเตเบิล	65
รูปที่ 6.13	สัญญาณ DTMF ขณะกดหมายเลข 0	66
รูปที่ 6.14	สัญญาณ Sine ที่ป้อนเข้าวงจรบันทึกเสียง	67
รูปที่ 6.15	สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแซมปลิง 32 kbps	67
รูปที่ 6.16	สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแซมปลิง 16 kbps	68
รูปที่ 6.17	สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแซมปลิง 8 kbps	68

บทที่ 1

บทนำ

ในยุคแห่งกระแสโลกาภิวัตน์(Globalization)นี้ เทคโนโลยีการสื่อสารและโทรคมนาคม ได้เข้ามามีบทบาทอย่างมากไม่ว่าจะเป็นวงการธุรกิจหรือแม้แต่ในชีวิตประจำวัน เพื่อตอบสนองความต้องการของมนุษย์ อำนาจความสะดวกสบายหรือแม้แต่เพื่อความปลอดภัยแก่ชีวิตและทรัพย์สิน

โทรศัพท์เป็นผลผลิตจากเทคโนโลยีการสื่อสารแขนงหนึ่ง ซึ่งในปัจจุบันกลายเป็นสิ่งจำเป็นที่ต้องมีไว้ทุกครัวเรือน เพื่อติดต่อสื่อสารกับบุคคลตามที่เรากำลังต้องการในเวลาอันรวดเร็ว และเนื่องจากเครือข่ายโทรศัพท์มีอยู่ทั่วประเทศ และเป็นเครือข่ายที่ครอบคลุมมากที่สุดในระบบการสื่อสารของประเทศไทย ดังนั้นการเลือกโทรศัพท์มาใช้งานเพื่ออำนวยความสะดวกด้านอื่น ๆ นอกเหนือจากหน้าที่หลักของมัน จึงเป็นแนวคิดที่น่าสนใจ โครงการนี้เกิดขึ้นจากการนำแนวคิดดังกล่าวมาประยุกต์ใช้งานโทรศัพท์ เพื่ออำนวยความสะดวกและเพื่อความปลอดภัยโดยจะใช้โทรศัพท์ควบคุมอุปกรณ์เครื่องใช้ไฟฟ้าภายในบ้านและแจ้งเหตุเพลิงไหม้โดยอัตโนมัติ โดยจะมีหลักการทำงานกว้างๆ ดังนี้



รูปที่ 1.1 บล็อกไดอะแกรมแสดงเครื่องสั่งตอบรับงานทางโทรศัพท์ และวงจรโทรออกอัตโนมัติเมื่อเกิดเหตุเพลิงไหม้

จากบล็อกโคอะแกรมสามารถอธิบายการทำงาน ได้ดังนี้

1) วงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง

1.1 วงจรบริดจ์(Bridge) จะทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณไฟสลับ(AC) ที่มีทั้งขั้วบวกและลบให้เป็นสัญญาณไฟตรง(DC) ซึ่งมีเพียงขั้วเดียว

1.2 วงจรตรวจจับสัญญาณกริ่งเรียก(Ringing Tone) เป็นวงจรที่ใช้ตรวจจับสัญญาณกริ่งเรียกว่ามีสัญญาณเข้ามาหรือไม่ ถ้าตรวจพบว่าสัญญาณเข้ามาวงจรนี้จะทำการส่งสัญญาณไปยัง 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ทำการตรวจนับสัญญาณกริ่งเรียกที่เข้ามาว่าคงครบจำนวนที่กำหนดไว้หรือยัง เมื่อครบแล้วก็จะทำการส่งสัญญาณไปที่วงจรควบคุมยกหู/วางหู ต่อไป

1.3 วงจรตรวจจับสัญญาณไม่ว่าง(Busy Tone) ซึ่งจะทำการตรวจจับสัญญาณไม่ว่างว่ามีหรือไม่ หากมีจะทำการวางหูโทรศัพท์และโทรออกใหม่ และยังจะทำการตรวจจับสัญญาณเรียกกลับ(Ring Back Tone) อีกด้วย

2) วงจรควบคุมการยกหู/วางหู จะทำหน้าที่ตัดคอยยกหูหรือวางหู ทำให้เครื่องตอบรับทำงาน โดยจะคอยรับคำสั่งควบคุมซึ่งจะถูกส่งมาจาก 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ว่าจะยกหูหรือไม่

3) วงจรเข้ารหัส(Encode tone) เป็นภาคที่ทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณเสียงtoneของโทรศัพท์ ให้เป็นสัญญาณดิจิทัล 4 บิต 0000-1111 แล้วส่งสัญญาณที่ได้ไปยัง 8031 ต่อไป เพื่อนำสัญญาณที่ได้จาก 8031 ไปทำการควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าต่อไป(เป็นการส่งงานทางโทรศัพท์)

4) วงจรถอดรหัส(Decode tone) เป็นภาคที่จะทำการเปลี่ยนสัญญาณดิจิทัลจาก 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ให้เป็นสัญญาณtoneของโทรศัพท์ เพื่อทำการโทรออกอัตโนมัติเมื่อมีสัญญาณเตือนภัยเกิดขึ้นตามเลขหมายที่ได้บันทึกและกำหนดไว้แล้ว

5) 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ภาคนี้จะเป็นส่วนสำคัญที่สุดในการทำงานของเครื่องส่งงานทางโทรศัพท์ เพราะจะเป็นส่วนประมวลผลสัญญาณต่างๆที่รับเข้ามา แล้วจะทำการส่งสัญญาณควบคุมไปยังส่วนต่างๆต่อไป หน้าทีของ 8031 กับภาคตรวจจับสัญญาณคือ จะทำการตรวจสัญญาณและนับจำนวนสัญญาณกระดิ่งว่าเข้ามาครบตามที่กำหนดหรือไม่ โดยจะสามารถกำหนดจำนวนครั้งได้จาก

โปรแกรมที่ควบคุม เมื่อครบจำนวนที่ได้กำหนดไว้แล้วก็จะทำการ แชนด์เซตให้เครื่องออน(ON) ซึ่งเปรียบเสมือนการขงหนู โดยการควบคุมที่ภาคควบคุมการขงหนู/วางหนู จากนั้นเครื่องก็จะทำการตรวจจับรหัสสัญญาณต่างๆที่จะทำการสั่งงานให้อุปกรณ์ไฟฟ้าทำงานหรือหยุดทำงาน และขณะเดียวกันก็จะคอยตรวจจับสัญญาณไม่ว่าง เพื่อคอยทำการวางหนูหรือออฟ(OFF)เครื่องต่อไปรวมทั้งควบคุมวงจรทรอออกอัด โนมัติเมื่อมีสัญญาณจากวงจรเตือนภัยไฟไหม้อีกด้วย

6) วงจรควบคุมแสดงสถานะเครื่องใช้ไฟฟ้า จะทำหน้าที่เปิดหรือปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตามที่ใช้สั่งงาน โดยจะทำงานด้วยสัญญาณควบคุมที่ถูกส่งจาก 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์

7) วงจรสัญญาณเตือนภัยไฟไหม้ จะทำหน้าที่ส่งสัญญาณไปยัง8031เพื่อให้ส่งสัญญาณไปควบคุมให้วงจรทรอออกอัด โนมัติ ทรอออกตามเบอร์ที่ได้ทำการ โปรแกรมไว้แล้ว

8) วงจรบันทึกสัญญาณเสียง จะทำหน้าที่บันทึกเสียงที่ได้ทำการตอบรับไว้แล้ว โดยทำงานตามสัญญาณควบคุมที่จะถูกส่งมาจาก 8031 ไมโครคอนโทรลเลอร์

บทที่ 2

ระบบโทรศัพท์

2.1 ระบบโทรศัพท์

ระบบโทรศัพท์ คือ ระบบสื่อสารที่มีโครงข่ายชุมสายบริการสมาชิกและผู้รู้เลขหมายสมาชิกให้สามารถเรียกสลับคู่สนทนาต่างๆ โดยลดการเดินทางที่ไม่จำเป็นลงได้

โทรศัพท์ที่ใช้อยู่ในปัจจุบันมี 2 ระบบคือ ระบบ Cross bar(หน้าปัดแบบหมุน)กับระบบ DTMF(หน้าปัดแบบกดปุ่ม)Dual Tone Multi Frequency ซึ่งเป็นระบบเดิมที่ใช้แต่แรก ส่วน DTMFนั้นเป็นระบบใหม่ที่นำมาใช้แทนที่สำหรับข้อดีที่จะนำเสนอต่อไป และในที่นี้จะเน้นเฉพาะระบบDTMF ซึ่งเป็นระบบที่ใช้มากในปัจจุบัน

ในระบบโทรศัพท์จะประกอบด้วย

- 1.การเรียกทางโทรศัพท์(TELEPHONE CALL)คือการเรียกผ่านระบบโทรศัพท์ระหว่างสมาชิกผู้เรียกและผู้รับ
- 2.เครื่องโทรศัพท์(TELEPHONE SET)คืออุปกรณ์สำหรับสมาชิกใช้พูดและฟังในการสนทนาผ่านโครงข่ายโทรศัพท์ เมื่อต้องการเรียกก็หมุนหรือกดหมายเลขผู้รับที่หน้าปัด
- 3.ผู้เรียก(CALLING SUBSCRIBER)หรือสมาชิกผู้เรียก คือผู้เริ่มต้นการเรียกจะด้วยการแจ้งให้พนักงานช่วยต่อกับผู้รับ หมุนหรือกดหมายเลขของผู้รับเมื่อเครื่องโทรศัพท์นั้นเป็นคู่สายของเครื่องชุมสายอัตโนมัติ
- 4.ผู้รับ(CALLED SUBSCRIBER)หรือสมาชิกผู้ถูกเรียก คือผู้ตอบรับการเรียกทางโทรศัพท์เมื่อได้ยินสัญญาณกริ่งเรียก(RINGING SIGNAL)
- 5.คู่สายสมาชิก(SUBSCRIBERLINE)คือคู่ตัวนำกระแสไฟฟ้าที่เปลี่ยนมาจากเสียงพูดแจกจ่ายออกจากสถานีที่ติดตั้งเครื่องชุมสายท้องถิ่น ไปยังบ้านของผู้เช่าหรือสมาชิกแต่ละรายอย่างอิสระ
- 6.เครื่องชุมสายโทรศัพท์(อัตโนมัติ)(AUTOMATIC TELEPHONE SWITCHING)คือเครื่องที่ทำหน้าที่ต่อสลับคู่สายระหว่างสมาชิกผู้เรียกกับผู้รับโดยอัตโนมัติ

เมื่อมีการยกหูโทรศัพท์ขึ้น สุกสวิดซ์ก็จะปิดวงจรทำให้มีกระแสจากชุมสายไหลครบวงจรผ่านเครื่องโทรศัพท์ได้ ในขณะที่เดียวกันกระแสค่าเดียวกันนี้ก็จะไหลผ่านขดลวดรีเลย์ที่ชุมสายด้วย ก็จะทำให้น้ำสัมผัสของรีเลย์ที่ชุมสายถูกปิดลง เพื่อที่จะให้อุปกรณ์ต่างๆในชุมสายพร้อมที่จะทำการติดต่อกับเครื่องโทรศัพท์ได้ จากนั้นชุมสายก็จะส่ง สัญญาณหมุน (dial tone) ไปยังผู้ที่ยกหูโทรศัพท์ เพื่อให้ผู้นั้นส่งหมายเลขโทรศัพท์ของผู้ที่ต้องการติดต่อด้วยมายังชุมสาย หลังจากที่ชุมสายได้รับหมายเลขที่ถูกส่งออกมาแล้ว ชุมสายก็จะเลิกส่งสัญญาณหมุนซึ่งกระบวนการตอนนี้จะเกิดขึ้นอย่างรวดเร็ว

2.3 สัญญาณพื้นฐาน

คือสัญญาณที่เครื่องชุมสายโทรศัพท์จะแจ้งสถานะต่างๆว่าควรทำอะไร ซึ่งประกอบด้วย

1. สัญญาณให้หมุน (Dial Tone) ใช้เพื่อแสดงให้สมาชิกผู้เรียกให้หมุนหมายเลขผู้รับมาได้ ซึ่งเป็นเสียงที่ได้ยินเมื่อเวลายกหู เป็นสัญญาณเสียงที่มีความถี่ 350 กับ 440 เฮิรตซ์ มอดูเลตรวมกัน

2. สัญญาณไม่ว่าง (Busy Tone) ใช้เพื่อเตือนสมาชิกผู้เรียกว่า ผู้รับไม่ว่างควรวางหูก่อนระยะหนึ่งก่อนแล้วจึงเริ่มต่อใหม่ เป็นสัญญาณ 480 กับ 620 เฮิรตซ์ มอดูเลตกัน ดัง 0.5 วินาที เียบ 0.5 วินาที

3. สัญญาณกริ่งเรียก (Ringing Tone Signal) ใช้เมื่อการต่อทุกขั้นตอนตามความประสงค์ของผู้เรียกมายังผู้รับสำเร็จ นั่นคือเครื่องชุมสายโทรศัพท์ดำเนินการต่อกับทางด้านผู้รับสำเร็จ ผู้รับจะได้ยินกริ่งเรียกเป็นสัญญาณ 16 Hz กรำกับ 400Hz แบบ AM ส่ง 0.67-1.5 วินาที เียบ 2-4 วินาที

4. สัญญาณเรียกกลับ (Ring Back Tone) ใช้เมื่อการต่อทุกขั้นตอนสำเร็จ เป็นการแจ้งให้ผู้เรียกรู้ว่าการเรียกสำเร็จ เป็นสัญญาณความถี่ 440 กับ 480 เฮิรตซ์ มอดูเลตกันมา ช่วงเวลาส่งและเียบเช่นเดียวกับสัญญาณกริ่งเรียก

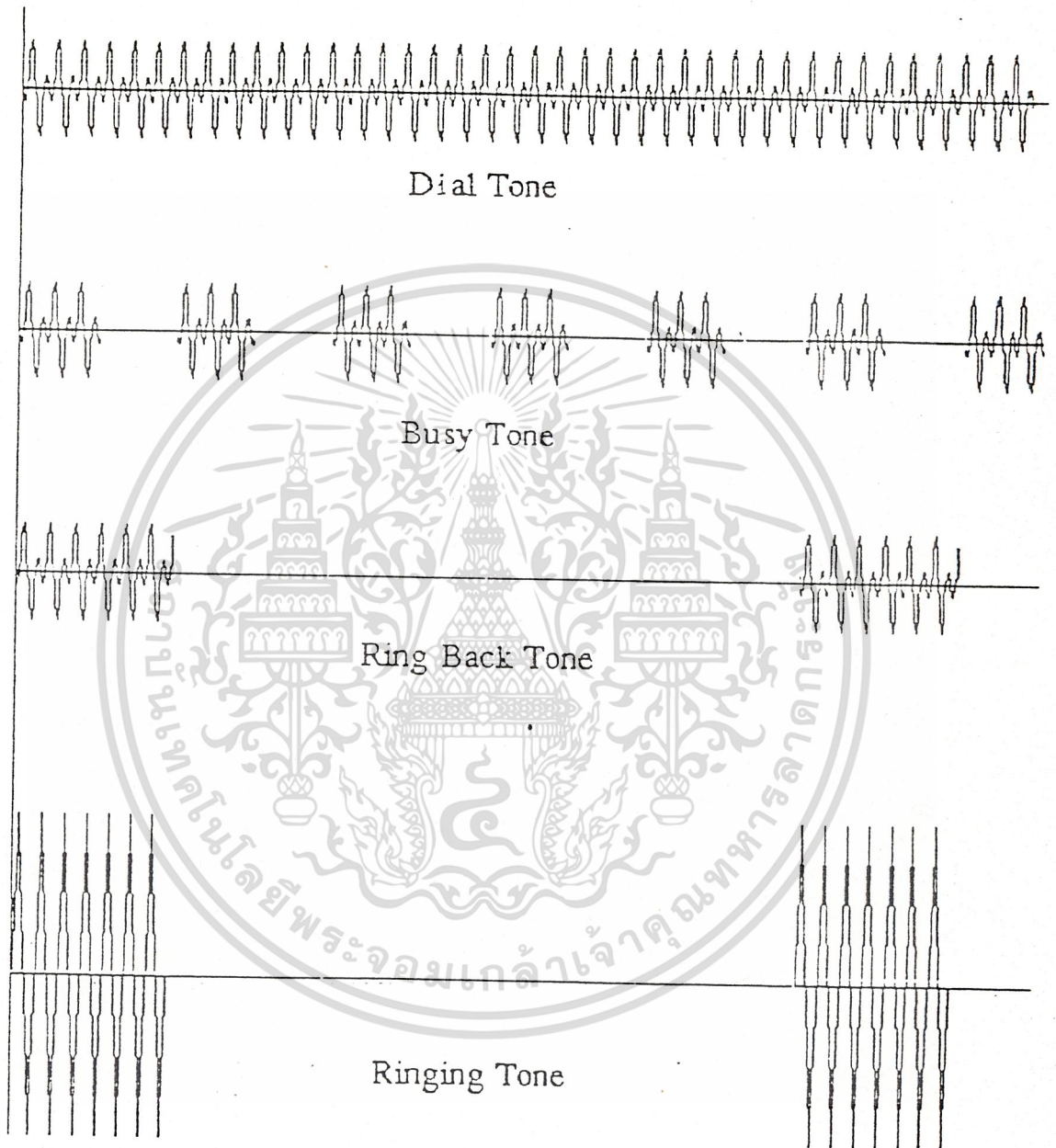
2.4 การติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับโทรศัพท์

เครื่องส่ง

- ขณะที่ไม่ได้มีการยกหูโทรศัพท์ จะมีศักดาตกร่อมสายโทรศัพท์เป็นสัญญาณกระแสตรง 48V
 - เมื่อมีผู้เรียกยกหูโทรศัพท์ที่ศักดาจะลดลงเหลือ 8 V พร้อมทั้งมีสัญญาณให้หมุนซึ่งเป็นสัญญาณกระแสสลับขนาด 250 mV ความถี่ 400Hz กรำความถี่ประมาณ 50 Hzซึ่งเมื่อครห์สัญญาณความถี่แล้ว สัญญาณให้หมุนนี้จะหายไป
 - กรรหัส(Code)เบอร์โทรศัพท์ทั้งหมด 7 หลัก รหัสความถี่ที่ส่งจะเป็นสัญญาณผสมสองความถี่ เป็นความถี่สูงและต่ำผสมกัน แต่หมายเลขจะมี DTMF อยู่หนึ่งคู่
 - ขณะที่รอรับจะมีสัญญาณตอบกลับสองแบบ เพื่อจะบอกว่าสายว่างหรือไม่คือสัญญาณเรียกกลับหรือสัญญาณสายไม่ว่าง ตามลำดับ
 - เมื่อมีการรับสายแล้ว สัญญาณจะขึ้นกับความดังของเสียงพูดตามสาย
 - เมื่อวางหูโทรศัพท์เล็กการติดต่อ ขนาดศักดาจะกลับไป 48 V ดังเดิม
- เครื่องรับ
- ขณะที่วางหูอยู่จะมีศักดากระแสตกร่อมสายอยู่ 48 V
 - เมื่อมีสัญญาณกริ่งเรียกจะมีขนาดประมาณ 100 V จังหวะดัง 1 วินาทีหยุด 4 วินาที ซึ่งจะตรงกับสัญญาณเรียกกลับที่เครื่องส่ง
 - จากนั้นเมื่อผู้รับยกหูโทรศัพท์ ขนาดศักดากระแสตรงจะเหลือ 8 V และมีการกระเพื่อมตามขนาดและความถี่ของเสียงพูด
 - เมื่อสิ้นสุดการสนทนา วางหูโทรศัพท์ ขนาดศักดาจะกลับไป 48 V ตามเดิม

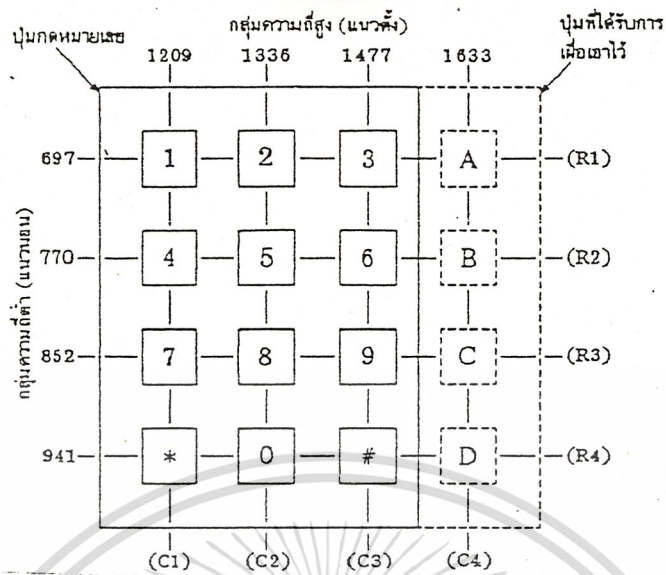
2.5ระบบโทรศัพท์แบบส่งความถี่คู่ (Dual Tone Multi Frequency Type)

ระบบนี้มีวิธีการส่งหมายเลขของผู้ที่ต้องการจะติดต่อด้วย โดยการส่งสัญญาณความถี่ 2 ความถี่ มอดูเลตกันไป ซึ่งจะเป็นตัวแทนหมายเลขที่กด ซึ่งความถี่ที่ถูกส่งออกไปจะอยู่ในย่านความถี่เสียงพูด(0-4 กิโลเฮิร์ตซ์) ซึ่งค่าความถี่ที่ต่ำกว่าจะเป็นความถี่ที่แสดงในแนวนอน และอีกค่าหนึ่งก็จะเป็นความถี่ในแนวตั้ง ซึ่งค่าต่างๆจะแสดงไว้ในรูป 2.3 ตัวอย่างเช่น เมื่อมีการกดหมายเลข 5 ก็จะมีความถี่ 770 เฮิร์ตซ์ และ 1336 เฮิร์ตซ์ มอดูเลตกันออกมา



รูปที่ 2.2 แสดงสัญญาณพื้นฐาน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้.



รูป 2.3 แสดงเป็นกดหมายเลขและค่าความถี่ในแนวนอน
และแนวตั้งของหมายเลขนั้นๆ

2.6 ข้อดีของการใช้โทรศัพท์แบบกดปุ่ม(DTMF)

- 1) สามารถลดเวลาในการหมุนหมายเลขลงได้ ทำให้มีผลคือเวลาเฉลี่ยที่ใช้โทรศัพท์แต่ละครั้งลดลง ซึ่งทำให้ชุมสายโทรศัพท์สามารถรับ traffic ได้มากขึ้น
- 2) สามารถใช้วงจรทาง solid state electronic แทนอุปกรณ์ทางด้าน mechanic จึงทำให้มีความรวดเร็วและแม่นยำในการส่งหมายเลขมากขึ้น
- 3) สามารถเพิ่มปุ่มกดขึ้นได้อีก 4 ปุ่ม(Columnที่4) เพื่อใช้ในการส่งสัญญาณการบริการประเภทอื่นๆ
- 4) มีความเหมาะสมที่จะใช้กับชุมสายระบบ Stored Program Control

2.7 การเข้ารหัสและถอดรหัสความถี่ของโทรศัพท์ระบบ DTMF

2.7.1 การเข้ารหัสความถี่ระบบ DTMF (Dual Tone Multi Frequency encoder)

ระบบโทรศัพท์แบบ DTMF นี้จะใช้การส่งสัญญาณไปบนสายส่งของระบบโทรศัพท์ โดยจะมีข้อดีเหนือระบบพัลส์หลายอย่าง เช่น หมุนโทรศัพท์ได้รวดเร็วกว่า และสามารถที่จะส่งสัญญาณไปบนสายส่งเสียงระดับใดก็ได้ วิธีนี้เป็นการส่งสัญญาณแถบความถี่เสียงที่แตกต่างกัน 16 ค่า โดยแต่ละค่าจะเป็นสัญญาณคลื่นรูปไซน์ 2 แบบ แบ่งเป็น กลุ่มความถี่ต่ำ และกลุ่มความถี่สูง และจะมีลักษณะแสดงดังตารางข้างล่างนี้

กลุ่มของความถี่ต่ำ (Hz)	กลุ่มของความถี่สูง (Hz)			
	1209	1336	1477	1633
697	1	2	3	A
770	4	5	6	B
852	7	8	9	C
941	*	0	#	D

ตารางที่ 1.1 แสดงความถี่ระบบ DTMF

2.7.2 การถอดรหัสความถี่ระบบ DTMF (DTMF Decoder)

การถอดรหัสความถี่ทางโทรศัพท์ หมายถึง การแปลงสัญญาณความถี่ซึ่งเกิดจากการกดปุ่มตัวเลขทางโทรศัพท์ชนิดกดปุ่ม (ชนิด Tone หรือ DTMF) ให้เป็นสัญญาณดิจิทัล เพื่อนำไปใช้กับระบบดิจิทัล ข้อกำหนดต่างๆ ที่จำเป็นเพื่อที่จะไม่ทำให้การถอดรหัส DTMF เกิดความผิดพลาดขึ้น ซึ่งผู้ออกแบบวงจร ต้องคำนึงถึงเสมอ มีรายละเอียดดังต่อไปนี้

1) วงจรจะยังคงสามารถถอดรหัสได้อย่างถูกต้อง ถึงแม้สัญญาณที่รับเข้ามาจะมีความถี่เบี่ยงเบนไปจากค่าที่กำหนดไว้เป็นมาตรฐาน แต่ต้องไม่เกิน 2% และจะไม่ยอมให้สัญญาณที่มีค่าเบี่ยงเบนมากกว่า 3% จากค่ามาตรฐาน ผ่านวงจรกรองความถี่ได้

2) วงจรถอดรหัสจะสามารถถอดรหัสได้ ก็ต่อเมื่อได้รับสัญญาณเข้ามามีระยะเวลาอย่างน้อย 40 มิลลิวินาที

3) วงจรถอดรหัสจะทำการถอดรหัสได้ถูกต้อง ก็ต่อเมื่อสัญญาณ DTMF ที่รับเข้ามาในวงจรจะต้องมีช่วงเวลาที่ห่างกับสัญญาณ DTMF ที่รับเข้ามาก่อนหน้านี้เป็นเวลาอย่างน้อย 35 มิลลิวินาที

4) วงจรถอดรหัสจะต้องสามารถถอดรหัสสัญญาณ DTMF ที่มีไดนามิกเรนจ์สูงกว่า 27.5 dB ได้ โดยไม่เกิดการผิดพลาด และยังสามารถทำงานได้ในกรณีที่สัญญาณทั้ง 2 ความถี่ที่ประกอบกันขึ้นเป็นสัญญาณ DTMF มีแอมพลิจูดต่างกันมากกว่า 6 dB

5) วงจรถอดรหัสยังคงทำงานได้ตลอดเวลา ไม่ว่าจะขณะนั้นจะปรากฏเสียงพูดหรือมีสัญญาณรบกวนจากภายนอกเข้ามายังวงจรถอดรหัส ก็ไม่ทำให้การถอดรหัสผิดพลาด



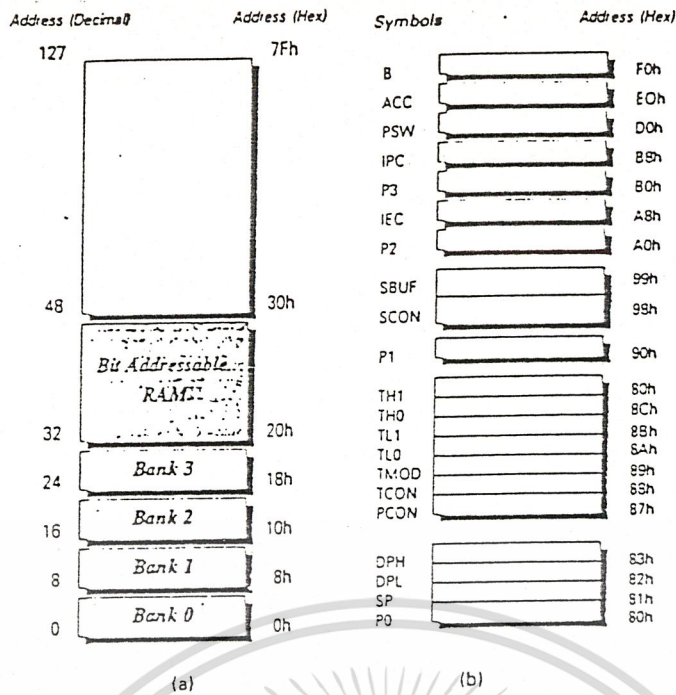
บทที่ 3

Microcontroller 8031

3.1 คุณสมบัติพื้นฐานของ 8031

ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เป็น CPU ในตระกูล MCS51 ของบริษัทอินเทล ซึ่งมีคุณสมบัติ ดังนี้

- หน่วยประมวลผลกลางขนาด 8 บิต
- หน่วยประมวลผลสำหรับข้อมูลแบบบิต (Boolean Processor)
- ความสามารถในการอ้างตำแหน่งของหน่วยความจำโปรแกรม 64 กิโลไบต์
- ความสามารถในการอ้างตำแหน่งของหน่วยความจำข้อมูล 64 กิโลไบต์
- หน่วยความจำแบบ RAM ภายในจำนวน 128 ไบต์
- พอร์ตอินพุต/เอาต์พุตแบบขนาน จำนวน 16 เส้น ซึ่งสามารถแยกทำงานได้อย่างอิสระ
- วงจรนับ/จับเวลาขนาด 16 บิต จำนวน 2 วงจร
- วงจรสื่อสารแบบอนุกรมแบบฟูลดูเพล็กซ์ (Full Duplex)
- วงจรควบคุมการอินเตอร์รัพต์จากแหล่งกำเนิดสัญญาณ 6 ประเภท พร้อมการกำหนดลำดับความสำคัญได้ 2 ระดับ
- วงจรออสซิลเลเตอร์ภายใน



รูปที่ 3.1 แสดงการจัดหน่วยความจำภายใน

3.2 การจัดหาไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031

การจัดหาตามลักษณะภายนอกของชิพ 8031 มีรายละเอียดดังต่อไปนี้

- ขา Vss (ขา 20) เป็นขาสำหรับต่อลงดิน
- ขา Vcc (ขา 40) เป็นขาที่ต่อแรงดันไฟฟ้ากระแสตรงขนาด 5 โวลท์
- ขา port 0 (po.0-po.7 ขา 32-39) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ OPENDRAIN BIDIRECTIONAL สามารถรับโหลดที่ที่แอลได้ 8 ตัว การเขียนค่า " 1 " ลงไปที่พอร์ทนี้จะเป็นการปล่อยลอยขาของพอร์ทนี้ ทำให้มันทำงานเป็นอินพุตที่มีอิมพีแดนซ์สูง ในการให้พอร์ทนี้บริการแบบไอโอ พอร์ท 0 ทำงานเป็นมัลติเพล็กซ์ด้วยสัญญาณแอดเดรสไบต์ต่ำกับบัสข้อมูล สำหรับการใช้งานด้านหน่วยความจำ นอก ในการใช้งานแบบนี้จะใช้ลักษณะภายในเป็นตัวพูลอัพ พอร์ท 0 ยังใช้งานเป็นตัวส่งข้อมูลออกทางพอร์ทนี้ เมื่อใช้บริการทางด้านการตรวจสอบ โปรแกรมรอมภายในและการโปรแกรมตัว EPROM ภายใน ถ้าใช้งานในลักษณะนี้การพูลอัพจากภายนอกต้องต่อด้วยค่า 10 กิโลโอห์ม
- ขา port 1 (p1.0-p1.7 ขา 1-8) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ OPEN DRAIN BIDIRECTIONAL พร้อมด้วยการพูลอัพภายใน ถ้าเป็นพอร์ตเอาต์พุตบัฟเฟอร์ สามารถรับโหลดที่ที่แอลได้ 4 ตัว พอร์ท 1 เมื่อถูกเขียนค่า " 1 " ด้วยโปรแกรม มันจะมีสถานะสูงด้วยการพูลอัพภายใน การให้สถานะเช่นนี้จะเป็นการ INITIAL ใช้งานพอร์ทนี้ให้เป็นอินพุท

ขณะที่พอร์ต 1 เป็นอินพุท การให้สัญญาณลงค่าจะเป็นการจ่ายออกเนื่องจากการพูลอัฟภายใน

- ขา port 2 (p2.0-p2.7 ขา 21-28) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ OPEN DRAIN

BIDIRECTIONAL ด้วยการพูลอัฟภายในภายใน พอร์ต 2 นี้ทำหน้าที่เป็นบัฟเฟอร์ เอาท์พุทสามารถจ่ายโหลดที่ทีแอลได้ 4 ตัว พอร์ตจะถูกใช้งานเป็นตัวส่งแอดเดรสไบต์สูงด้วยเมื่อใช้งานร่วมกับหน่วยความจำภายนอกเพื่อให้ได้แอดเดรสถึง 16 บิต

- ขา port 3 (p3.0-p3.7 ขา 10-17) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบพูลอัฟภายในนอกจากทำเป็นพอร์ตไอโอที่สามารถรับโหลดที่ทีแอล 4 ตัวแล้ว ยังใช้งานเป็นพิเศษสำหรับตระกูล MCS-51 ตามตาราง

ตารางที่ 8.1 แสดงขาต่างๆของ พอร์ต 3

ขา พอร์ต	ขา	การทำงานตามฟังก์ชันพิเศษ
P3.0	10	RXD พอร์ตอนุกรมอินพุท
P3.1	11	TXD พอร์ตอนุกรมเอาท์พุท
P3.2	12	INT0 อินเตอร์รัพภายนอกตัวที่ 0
P3.3	13	INT1 อินเตอร์รัพภายนอกตัวที่ 1
P3.4	14	T0 สัญญาณกระตุ้นเข้าที่ตัวตั้งเวลาและตัวนับ0
P3.5	15	T1 สัญญาณกระตุ้นเข้าที่ตัวตั้งเวลาและตัวนับ1
P3.6	16	WR สัญญาณควบคุมการเขียน
P3.7	17	RD สัญญาณควบคุมการอ่าน

3.3 การจัดการหน่วยความจำ

8031 มีหน่วยความจำพื้นฐานดังนี้

- หน่วยความจำภายนอกสำหรับโปรแกรม 64 กิโลไบต์
- หน่วยความจำภายนอกสำหรับข้อมูล 64 กิโลไบต์
- หน่วยความจำภายในแบบ RAM 256 ไบต์

ในส่วนหน่วยความจำจะแบ่งเป็น 2 ส่วนหลักดังรูป 3.1

-แอดเดรส 00H ถึง 7FH เป็นหน่วยความจำปกติ (RAM) สามารถเก็บข้อมูลโดยการอ้างแอดเดรส 8 บิต และในช่วง BANK จะเป็นทีเก็บค่ารีจิสเตอร์ R (RAM Address Register) โดยสามารถกำหนดให้อยู่ในช่วง BANK 0,1,2 หรือ 3 ได้ โดยเซตบิต RS1,RS0 ใน PSW รีจิสเตอร์

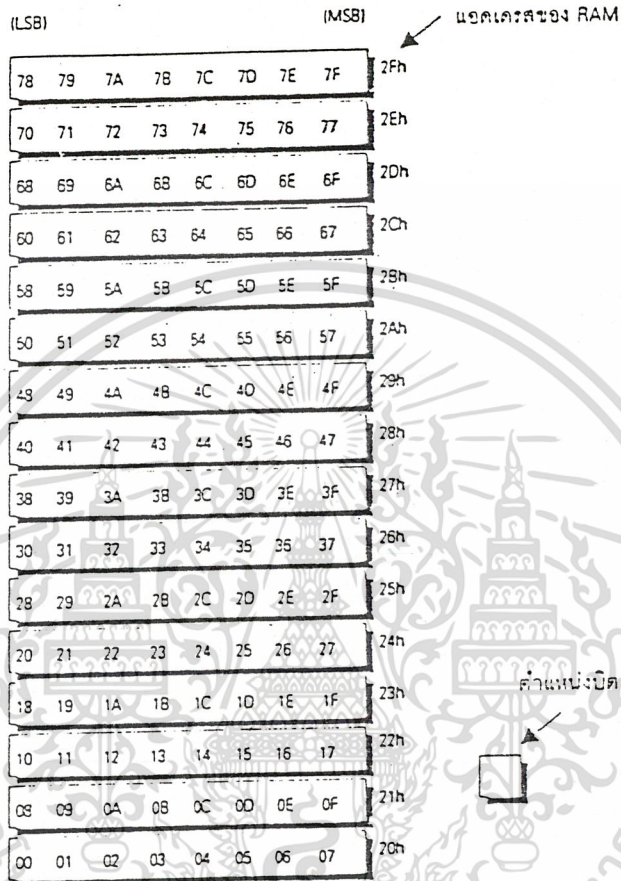
- แอดเดรส 80H ถึง FFH ใช้เป็นที่เก็บรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ (Special Function Register) การจัดแอดเดรสเหล่านี้เป็นดังรูป 3.2

นอกจากจะเก็บข้อมูลโดยอ้างแอดเดรสไบต์ในหน่วยความจำแล้ว ยังสามารถเก็บข้อมูลเป็นบิตได้โดยอ้างจากแอดเดรสบิต ดังรูป 3.3

รีจิสเตอร์	คำจำกัดความ	ความสามารถอ้างอิงแบบบิต
ACC	Accumulator	ได้
B	B register	ได้
PSW	Program Status Word	ได้
SP	Stack Pointer	ได้
DPTR	Data pointer (DPH & DPL)	ได้
P0	Port 0	ได้
P1	Port 1	ได้
P2	Port 2	ได้
P3	Port 3	ได้
IP	Interrupt Priority	ได้
IE	Interrupt Enable	ได้
TMOD	Timer / counter mode	ไม่ได้
TCON	Timer / counter control	ได้
TH0	Timer / counter 0 (high)	ไม่ได้
TL0	Timer / counter 0 (low)	ไม่ได้
TH1	Timer / counter 1 (high)	ไม่ได้
TL1	Timer / counter 1 (low)	ไม่ได้
SCON	Serial control	ไม่ได้
SBUF	Serial data buffer	ไม่ได้
PCON	Power control	ไม่ได้

รูปที่ 3.2 แสดงรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.3 แสดงการอ้างแอดเดรสบิต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การที่จะให้ทำงานตามฟังก์ชันข้างบนจะต้องเริ่มโปรแกรมด้วยการส่งค่า " 1 " ไปแลตช์ไว้ก่อนที่ให้ทำงานตามฟังก์ชันข้างบน

-ขา RST (ขา 9) ต้องคงสถานะค่าสูงเป็นเวลาประมาณอย่างน้อย 2 วัฏจักรระหว่างที่ออสซิลเลเตอร์ทำงานขณะที่ต้องการรีเซ็ตทั้งระบบงาน

-ขา ALE/PROG (ขา 30) เป็นขาแอดเดรสแลตช์อื่นาเบิ้ลด้วยการส่งพัลส์ออกไป ใช้สำหรับแลตช์ค่าแอดเดรสไบต์ต่ำจากพอร์ต 0 ในระหว่างการเข้าถึงข้อมูลจากหน่วยความจำภายใน ALE จะถูกส่งสัญญาณนาฬิกาออกมา ในอัตราความเร็วคงที่ที่ $1/8$ ของความถี่ออสซิลเลเตอร์ตลอดเวลา แม้ว่าจะไม่มีการเข้าถึงข้อมูลจากภายใน

ดังนั้นจึงสามารถที่จะใช้สัญญาณจากขานี้เป็นตัวตั้งเวลาภายนอกหรือเป็นความถี่สัญญาณนาฬิกา แต่อย่างไรก็ตามความถี่สัญญาณนี้จะลดความถี่ช้าลงไปเท่าหนึ่งระหว่างการทำงานแบบการเข้าถึงของหน่วยความจำข้อมูลภายนอก ขานี้ยังใช้เป็นสัญญาณพัลส์เข้า สำหรับการควบคุมโปรแกรม EPROM ภายในชิพ

-ขา PSEN (29) Program Storage Enable เป็นสไตรปสำหรับอ่านข้อมูลจากโปรแกรมหน่วยความจำภายนอก เมื่อชิพทำงานด้วยโปรแกรมจากหน่วยความจำภายนอก ขา PSEN จะสร้างสไตรปค่า 2 ครั้งภายใน 1 แมกซีนไซเคิล

-ขา EA / V_{pp} (ขา 31) มีสถานะในตัวสูง ตัว CPU ในชิพจะทำงานตามโปรแกรมที่อยู่ในหน่วยความจำภายใน การทำให้ EA มีสถานะต่ำ จะทำให้ CPU ทำงานตามหน่วยความจำภายนอก ซึ่งขยายโปรแกรมได้ยาวถึง 64 กิโลไบต์

-ขา XTAL1 (ขา 19) ใช้เป็นตัวอินพุตเข้าสู่ตัวออสซิลเลเตอร์ขยายแบบ Invert

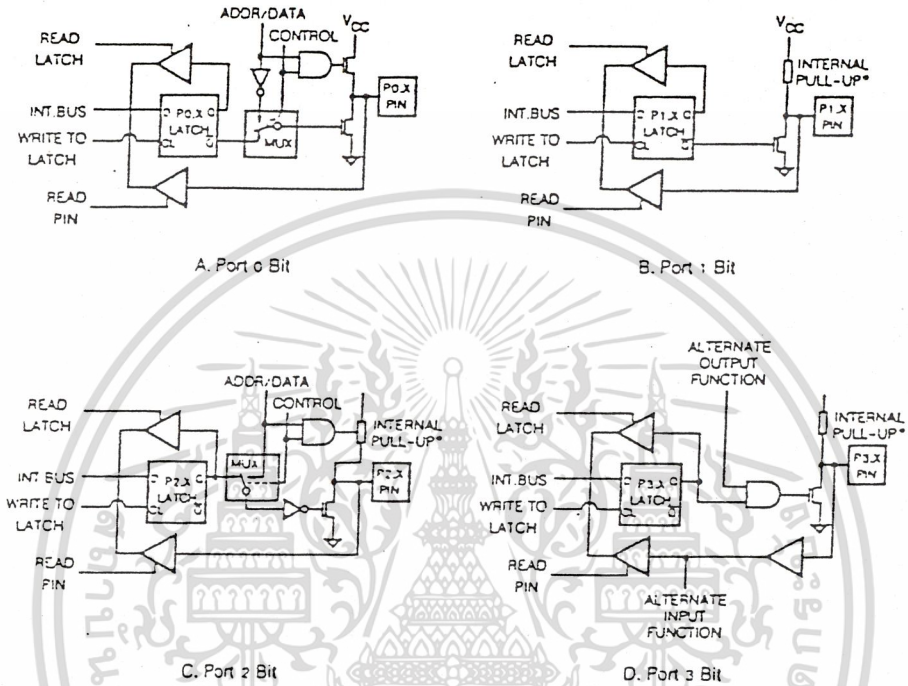
-ขา XTAL2 (ขา 18) ใช้เป็นตัวเอาต์พุตจากตัวออสซิลเลเตอร์ขยายแบบ Invert

3.4 โครงสร้างของพอร์ตและการทำงาน

พอร์ตของ 8031 มี 4 พอร์ต พอร์ตทั้ง 4 เป็นแบบ 2 ทิศทาง (Bidirectional) พร้อมทั้งลามาตรถหน่วงค่าไว้ (Latch) โดยมีโครงสร้างภายในแต่ละบิตดังรูปที่ 3.4

จากรูปจะเห็นได้ว่ามีตัวขับเอาต์พุตและบัฟเฟอร์อินพุตเนื่องจากโครงสร้างของพอร์ต 1,2 และ 3 ได้ติดค่าด้านทานพูลอัพไว้ ดังนั้นเวลาจะอ่านค่าจากพอร์ตต้องป้อนค่า 1 ก่อน แล้วจึงอ่านค่าที่พอร์ตเข้ามา ส่วนในพอร์ต 0 สามารถอ่านค่าได้เลย ในทางปฏิบัติ

พอร์ท 0 กับ พอร์ท 2 จะใช้ในการติดต่อหน่วยความจำภายนอก โดยใช้พอร์ท 0 รับข้อมูล
 ด้วยในตัว ส่วนพอร์ท 1 เป็นพอร์ทว่าง ใช้ในกรณีที่ต้องการติดตั้งอุปกรณ์เพิ่มเติม และใน
 พอร์ท 3 จะเป็นพอร์ทควบคุมมีฟังก์ชันการทำงานที่ได้กล่าวแล้ว



รูปที่ 3.4 แสดงโครงสร้างภายในของแต่ละบิต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

แอดเดรส ตัวอย่างบน อีที-บอร์ด (ET-BOARD) 8255 ที่ว่าง ขา CS จะต่อเข้ากับ IC 74LS138 ขา14 คือจุดที่ DECODE เบอร์ พอร์ต ตั้งแต่เบอร์ 20H ใว้ันเอง (พอร์ต A)

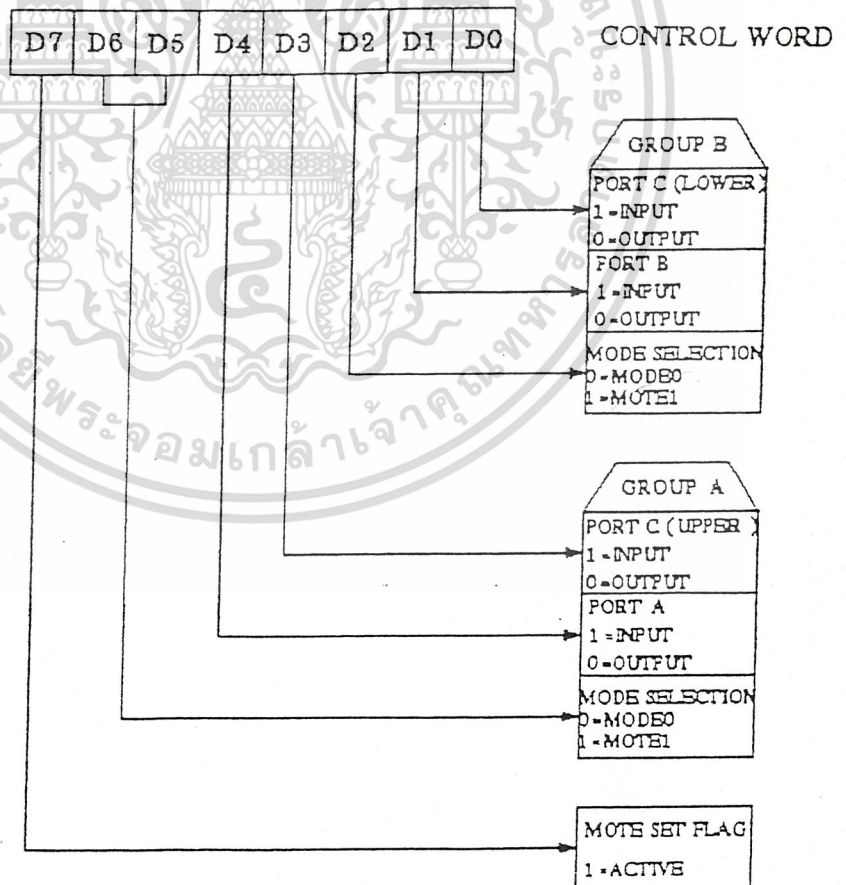
RD ใช้ขบวนการ อินพุท เมื่อ CS และ RD แอคทีฟ เป็น 0

RESET เป็น 1 ใช้ เคลียร์สถานะต่าง ๆ ของ 8255

พอร์ตที่ใช้สำหรับควบคุม

การใช้ 8255 จะต้องส่งรหัสควบคุม (CONTROL BYTE) เข้าไปยัง พอร์ตข้อมูลควบคุม (พอร์ต สุดท้ายใน 4 พอร์ต คือที่ A1 กับ A0 เป็น 1 เช่น พอร์ต 23 H บน อีที-บอร์ด ที่ 8255 ว่าง) เพื่อควบคุมการทำงานของ 8255ว่าให้ทำงานใน โหมด (MODE) ไหนและให้แต่ละ พอร์ตเป็น พอร์ตอินพุท หรือ พอร์ตเอาต์พุท

ความหมายของบิตต่าง ๆ ของรหัสควบคุม หรือรหัสสั่งงาน 8255 ในตอนเริ่มแรก ดังรูป ที่ 3.5



รูปที่ 3.5 แสดงบิตต่าง ๆ ของรหัสควบคุม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.5 การเชื่อมต่อกับ 8255

พอร์ต (PORT) คือ ตัวที่ทำหน้าที่รับหรือส่งข้อมูลให้กับอุปกรณ์ภายนอกกับ CPU ซึ่งตัว CPU มีความเร็วในการทำงานสูงกว่าอุปกรณ์ภายนอกมาก

IC มีอยู่ 3 พอร์ต ที่ใช้งาน คือ พอร์ต A พอร์ต B มีขนาด 8 บิต และ พอร์ต C โดยที่พอร์ต C นั้นยังสามารถแบ่งกลุ่มออกเป็น พอร์ต C บน และ พอร์ต C ล่าง คราวนี้การต่อใช้งานก็มีขาที่เป็น อินพุท ให้กับตัว IC

D0-D7 ต่อเข้ากับ บัสข้อมูล (DATA BUS) ของ CPU เพื่อใช้สำหรับรับส่งข้อมูลกันระหว่าง พอร์ต กับ CPU

A0-A1 ขา แอดเดรส ซึ่งเป็นตัวสำคัญในการกำหนด พอร์ต ว่าเรียก พอร์ต อะไรเป็น พอร์ต A B หรือ C จากที่กล่าวมาแล้วสถานะที่เราคิดมีเพียง ON กับ OFF ดังนั้น IC ตัวนี้จึงมีเบอร์ พอร์ต ในตัวมัน 4 พอร์ต เพราะมีสายแอดเดรส 2 เส้น $= 2^2$ และเราได้กล่าวมาแล้ว 3 พอร์ต ดังนั้นจึงเหลืออีก พอร์ต หนึ่งซึ่ง พอร์ต ตัวนี้จะเป็นตัวที่สำคัญที่สุดในการทำงานของ IC ตัวนี้ ซึ่งก่อนที่จะให้ IC ตัวนี้มีหน้าที่อะไรนั้นจะต้องทำการส่งหน้าที่ของ IC ให้กับ พอร์ต นี้เสียก่อน เรียก พอร์ต นี้ว่า พอร์ตควบคุม (CONTROL PORT) ซึ่งจะมีการเรียงลำดับดังนี้

A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1	A0	พอร์ต
			ไม่สนใจ			0	0	พอร์ต A
			ไม่สนใจ			0	1	พอร์ต B
			ไม่สนใจ			1	0	พอร์ต C
			ไม่สนใจ			1	1	พอร์ตควบคุม

ดังนั้นเวลาเราเรียก พอร์ต ซึ่งใน 1 คำสั่งนั้นจะต้องเรียกเบอร์พอร์ต เป็น 8 บิต คือเลข HEX 2 หลัก แต่ IC จะให้ พอร์ต ไหนทำงานจะมีความสำคัญแค่หลักหลัง คือ A1 กับ A0 ว่ามีค่าเป็นอะไร

CS เป็นขาเลือก IC พอร์ต ให้ทำงาน จะต่อเข้ากับ IC ที่ ดีโอด (DECODE) เบอร์ พอร์ต ใว้โดยการเรียกเบอร์ พอร์ต นี้จะรวมเข้ากับ แอดเดรส 2 เส้นที่ต่อเข้ากับ พอร์ต ด้วย คือ A0 กับ A1 เพราะเวลาที่เรียกเบอร์ พอร์ต ต้องใช้คำสั่งที่เป็น 8 บิต ตาม CPU ดังนั้น 1 คำสั่งจึงรวมสาย

ความหมายแต่ละบิต

D7 แสดงถึงรหัสควบคุมให้ทำงาน (1 = ทำงาน) ก็จะมีผลทำให้ 8255 รับรู้สิ่งต่อไปนี้
ในบิตต่าง ๆ ที่กำหนดให้ เพราะฉะนั้นเวลาจะส่งงานหรือหน้าที่ให้กับ 8255 บิตนี้จะเป็น 1 เสมอ

D6&D5 เป็นการเลือก โหมดในการทำงานของ พอร์ต A ซึ่งมี 3 โหมด ใน 8255 จะได้
กล่าว ต่อไปนี้

D4 กำหนด พอร์ต A เป็น อินพุต หรือ เอาท์พุท โดย

0 = พอร์ตเอาท์พุท

1 = พอร์ตอินพุท

D3 กำหนดให้ พอร์ต C บน เป็น อินพุต หรือ เอาท์พุท โดย

0 = พอร์ตเอาท์พุท

1 = พอร์ตอินพุท

D2 เป็นการเลือก โหมด ให้กับ พอร์ต B

0 = โหมด 0

1 = โหมด 1

D1 กำหนด พอร์ต B เป็น เอาท์พุท หรือ อินพุท โดย

0 = เอาท์พุท

1 = อินพุท

D0 กำหนด พอร์ต C ล่าง (PC0-PC3) เป็น อินพุท หรือ เอาท์พุท โดย

0 = เอาท์พุท

1 = อินพุท

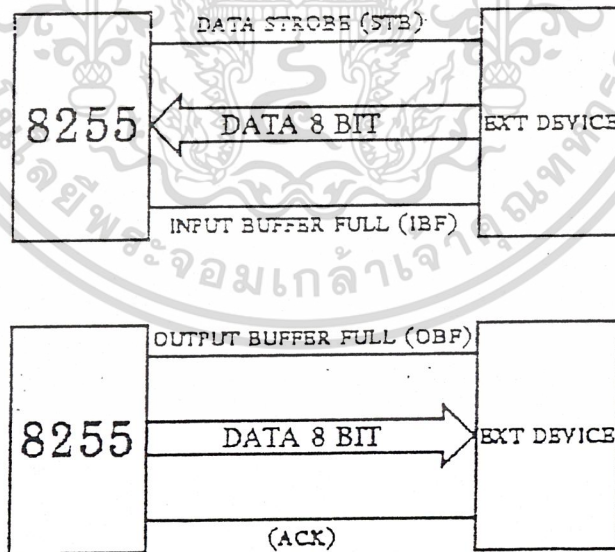
โหมด (MODE)

แบ่งออกเป็น 3 โหมด

โหมด 0 กำหนดให้ พอร์ตบน อีที-พอร์ต ทุกพอร์ต เป็น พอร์ตเอาต์พุต อินพุต แบบพื้นฐาน

โหมด 1 การทำงานของ 8255 ใน โหมดนี้เป็นโหมดที่ทำให้ อินพุต เอาต์พุต มีการตรวจสอบสัญญาณ (HAND SHAKING) โดยใช้ อินพุต เอาต์พุตของ พอร์ต A และ B เป็นหลัก และใช้ พอร์ต C บน เป็นสัญญาณ แชนด์เซค ของ พอร์ต A ส่วน พอร์ต C ล่างเป็นสัญญาณ แชนด์เซค ของพอร์ต B

แนวความคิดของการใช้ อินพุต - เอาต์พุต แบบ แชนด์เซค ก็เพื่อให้มีการซิงโครไนซ์กันระหว่างอุปกรณ์ภายนอกที่ทำงานช้า เช่น การรับส่งกันระหว่าง คอมพิวเตอร์ กับ เครื่องพิมพ์ เมื่อคอมพิวเตอร์ ส่งอักษรตัวแรกมาเครื่องพิมพ์รับและทำการพิมพ์ ซึ่งตอนนี้ คอมพิวเตอร์ก็จะส่งตัวอักษรตัวที่ 2 ที่ 3 เข้ามา ทำให้การประมวลผลของเครื่องพิมพ์ทำงานไม่ทันทำให้ข้อมูลสูญหาย ดังนั้นเครื่องพิมพ์จึงต้องส่งสัญญาณ ไปบอกว่าพร้อมหรือไม่พร้อมให้กับคอมพิวเตอร์ แสดงได้ดังรูป



รูปที่ 3.6 แสดงการเชื่อมต่อ 8255 กับอุปกรณ์ภายนอก

สัญญาณสำคัญในการทำ แชนด์เซค ใน โหมด 1

ส่วน อินพุท

IBF เป็น เอาท์พุท แอคทีฟที่ ลอจิก (LOGIC) 1 เป็นตัวบอกว่าตอนนี้มี ข้อมูลที่รับเข้ามาแล้วแอกทีฟ 1 ที่ขอบขาลงของสัญญาณสโทรป และจะถูก รีเซ็ต กลับเป็น 0 เมื่อขอบขาขึ้นของ RD

SRB เป็น อินพุท แอกทีฟ 0 และจะอ่าน ข้อมูลเข้ามา

INTR เป็น เอาท์พุท แอกทีฟ 1 จะทำงานเมื่อขอบขาขึ้นของ STB โดยที่ IBF ต้องเป็น 1 และ INTE ต้องถูก เช็ต อีนาเบล (ENABLE)

ส่วน เอาท์พุท

OBF เป็น เอาท์พุท แอคทีฟ 0 เป็นตัวบอกว่า CPU ได้ทำการเขียนข้อมูลมายัง พอร์ต 8255 แล้ว พร้อมทั้งจะให้อุปกรณ์ภายนอกรับ ไปได้แล้ว โดยสัญญาณนี้จะทำงานเมื่อขอบขาขึ้นของสัญญาณการเขียน WR และจะ รีเซ็ต ก็ต่อเมื่อขอบขาลงของสัญญาณ ACK

ACK เป็น อินพุท แอกทีฟ 0 เมื่อ CPU เขียนข้อมูลมายังพอร์ต แล้วให้อุปกรณ์ภายนอกส่งสัญญาณมาบอกว่าพร้อมที่จะอ่านข้อมูลจากพอร์ตแล้ว

INTR เป็น เอาท์พุท แอกทีฟ 1 จะทำงานเมื่อขอบขาขึ้นของ ACK โดยที่ OBF เป็น 0 และ INTE ถูกอีนาเบล และสัญญาณที่จะ รีเซ็ต ก็ต่อเมื่อขอบขาลงของ WR

โหมด 2 ใช้ได้เฉพาะกับพอร์ต A เท่านั้น ซึ่งจะทำหน้าที่เป็นพอร์ตแบบ 2 ทิศทาง คือสามารถเป็น ได้ทั้ง อินพุท และ เอาท์พุทจะมี แชนด์เซค ทั้งคู่ ส่วนพอร์ต C จะทำหน้าที่สำหรับตรวจสอบ

ลักษณะการ แชนด์เซค ทาง อินพุท และ เอาท์พุท มีหลักการเดียวกับ โหมด 1 และการสั่ง อีนาเบล INTE 1 เมื่อเป็น เอาท์พุท ให้ เช็ต/ รีเซ็ต ที่ PC6 และถ้าเป็น อินพุท อีนาเบล INTE 2 เช็ต /รีเซ็ต ที่ PC 4

บทที่ 4

หลักการทํางานของวงจร

4.1 แนวการออกแบบ

เนื่องจากสัญญาณต่างๆ เช่น สัญญาณกริ่ง สัญญาณไม่ว่าง เป็นสัญญาณในลักษณะ AC ที่มีความถี่ค่าหนึ่ง ซึ่งไม่สามารถต่อเข้ากับไมโครคอนโทรลเลอร์ ซึ่งจะรับสัญญาณเป็นสัญญาณพัลส์มีค่า +5V แต่สัญญาณกริ่งมีค่า 150Vp-p ความถี่ประมาณ 400 เฮิร์ตซ์ และสัญญาณไม่ว่าง มีค่าประมาณ 10Vp-p ความถี่ประมาณ 400 เฮิร์ตซ์ ซึ่งเราสามารถเปลี่ยนสัญญาณเหล่านี้เป็นสัญญาณพัลส์ได้โดยใช้วงจรโมโนสเตเบิลดังรูปที่ 4.1

4.2 บริดจ์ แรคตีไฟเออร์ (Bridge Rectifier)

จาก คู่สายโทรศัพท์ผ่านมาที่ บริดจ์ไดโอดเรคตีไฟเออร์เพื่อเปลี่ยนสัญญาณไฟสลับ AC ให้เป็นสัญญาณที่มีขั้ว เพราะสัญญาณไฟสลับ AC นั้นมีขั้วไม่แน่นอนทำให้การเช็คระดับเป็นไปได้ยาก จึงต้องเปลี่ยนให้เป็นสัญญาณ AC ที่มีขั้วแน่นอน คือมากกว่าหรือเท่ากับศูนย์

4.3 วงจรตรวจสอบสัญญาณกริ่งเรียก (Check Ringing Tone)

ตามทฤษฎีโวลต์เดจที่ตกคร่อม ไดโอด 1N4148 จะมีค่าประมาณ 0.6 โวลต์ และมีกระแสเท่ากับ $(5-0.6)/47k = 0.1 \text{ mA}$ ซึ่ง CA 3140 เป็น MOSFET มีอินพุทอิมพีแดนซ์ ประมาณ 1.5 โอห์ม ดังนั้นเราจึงต้องการกระแสเพียงเล็กน้อยเท่านั้น

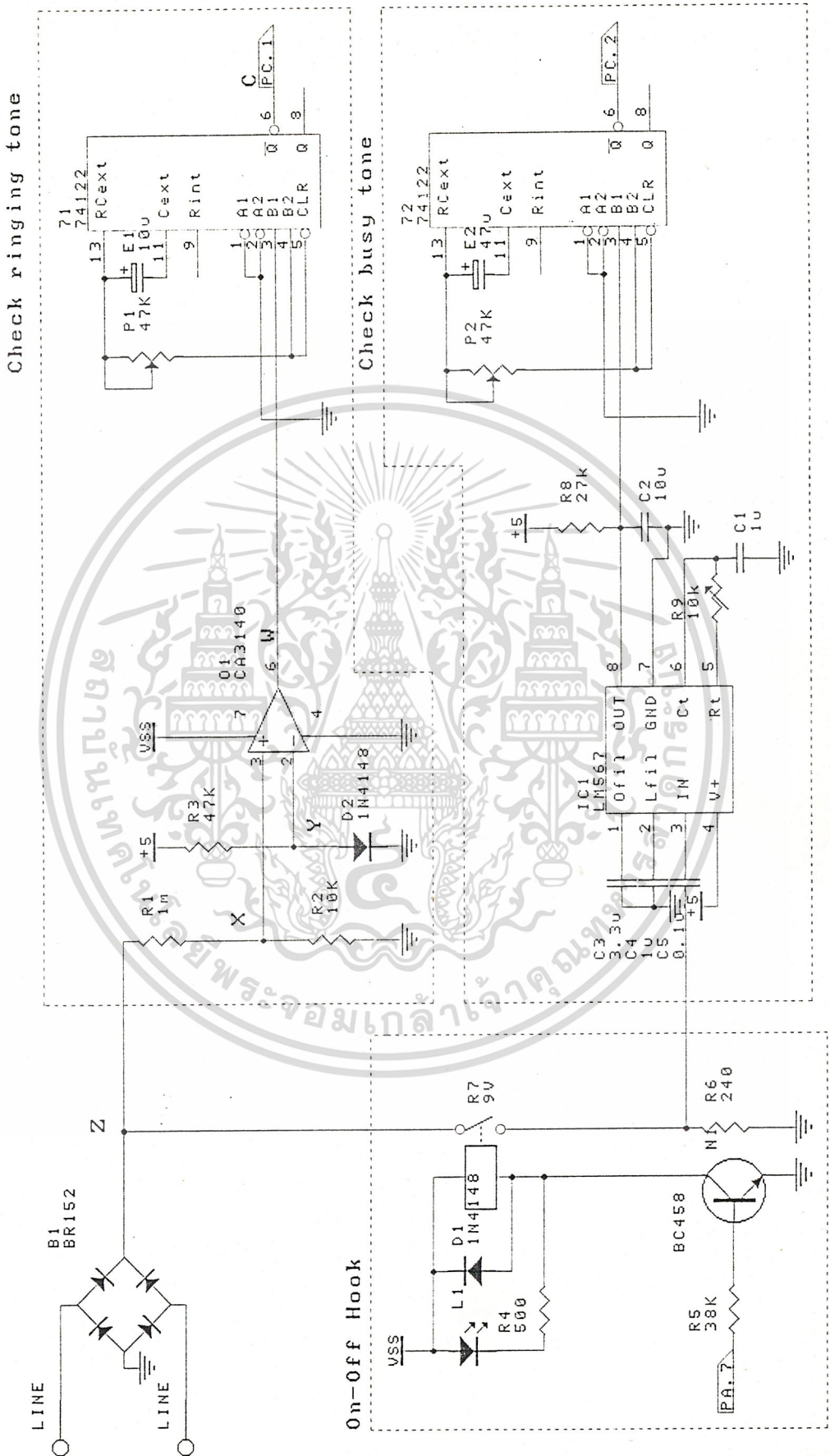
การตรวจสอบสัญญาณกริ่งเรียกโวลต์เดจที่ตกคร่อมความต้านทาน 10K ต้องมีค่ามากกว่า 0.6 V เมื่อมีสัญญาณกริ่งเรียกเข้ามา และต้องมีค่าต่ำกว่า 0.6V เมื่อไม่มีสัญญาณกริ่งเรียก หรือมีสัญญาณใดๆก็ตามที่ไม่ใช่กริ่งเรียก เข้ามา ค่าของอุปกรณ์ต่างๆเราสามารถคำนวณได้ดังนี้

$$V_{ref} < (V_{in} * R_L)/(R_f + R_L)$$

เมื่อสัญญาณกริ่งเรียกเข้ามา ($V_{in} = 100V$)

$$0.6V < (100 * R_L)/(R_f + R_L)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.1 แสดงวงจรตรวจสอบสัญญาณ Ringing Tone, Busy Tone และควบคุมการยกหู

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ให้ $R_f = 1M$

$$0.6V < (100 * R_L)/(1M + R_L)$$

ถ้าให้ $R_L = 10K$ ตามวงจร

$$0.6V < (100 * 10K)/(1M + 10K)$$

$$0.6V < 0.99V$$

เมื่อไม่มีสัญญาณกริ่งเรียกเข้ามา (มีเฉพาะไฟเลี้ยง 48 V)

$$0.6V < (48 * 10K)/(1M + 10K)$$

$$0.6V < 0.47V$$

ดังนั้นถ้าหากมีแรงดันไฟเข้ามามากหรือน้อย เราสามารถทำการปรับความต้านทาน 10K ให้เปลี่ยนแปลงได้ เพื่อจะนำไปใช้กับ PABX เมื่อได้สัญญาณที่มีแรงดันมากกว่าขาลบของ CA 3140 คือ 0.6V แล้ว จะทำให้ CA 3140 มีแรงดันออกมาประมาณ 4-5V (จะแตกต่างกันแล้วแต่คุณสมบัติของ IC แต่ละตัว) เพราะ CA 3140 ไม่มีการป้อนกลับเข้ามา เมื่อเข้าสู่ตรรกานวนจะได้เท่ากับ

$$V_{out} = [1 + (R_f/R_1)] * V_{in}$$

แต่ตามวงจรของเราจะได้ค่า $R_f = \infty$

$$V_{out} = [1 + (\infty/R_1)] * V_{in}$$

$$V_{out} = \infty$$

หรือ $V_{out} = V_{cc}$ ที่ป้อนให้กับไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เมื่อ 8031 ได้รับพัลส์ตามจำนวนที่ตั้งไว้ ก็จะส่งสัญญาณมาที่พอร์ท P1 เพื่อไปสั่งให้รีเลย์ยกหูโทรศัพท์ที่จุด A โดยในภาครีเลย์ โดยในภาครีเลย์นี้ได้ต่อโหลด 220 โอห์มให้กับสายโทรศัพท์ ซึ่งเป็นเสมือนโหลดของเครื่องโทรศัพท์

4.4 วงจรยกหูวางหูโทรศัพท์

หน้าที่การทำงาน

ใช้ตัด - ต่อตัวต้านทานขนาด 220 โอห์ม ครอบกลุ่มสาย เพื่อทำหน้าที่เสมือนมีการยกและวางหูโทรศัพท์ตามลำดับ

หลักการการทำงาน

วงจรตัดต่อกลุ่มสายโทรศัพท์นั้นเป็นวงจรขั้วรีเลย์ให้ทำงานเป็นสวิทช์ตัดต่อตัวต้านทาน 220 โอห์ม ครอบกลุ่มสาย เพื่อให้แรงดันคร่อมกลุ่มสายลดลงตามเกณฑ์ทำให้เสมือนมีการยกหูโทรศัพท์ โดยรีเลย์นั้นสามารถทำงานได้ โดยให้แรงดันไฟฟ้าคร่อมรีเลย์มีค่าอยู่ในช่วง $\pm 10\%$ ของค่าแรงดันไฟฟ้าของตัวรีเลย์นั้น และกระแสที่ไหลผ่านต้องมีค่าตามการทำงานของรีเลย์โดยเราใช้ทรานซิสเตอร์เป็นตัวขับให้เกิดการทำงานของรีเลย์ ทำให้รีเลย์ต่อครบวงจรโดยทรานซิสเตอร์จะเริ่มทำงานก็ต่อเมื่อเราให้สัญญาณลอจิก 0 แก่ทรานซิสเตอร์เท่านั้น และเมื่อทรานซิสเตอร์เริ่มทำงานจะมีกระแสไหลจากขาคอลเลกเตอร์ไปยังขาคีมิตเตอร์โดยที่รีเลย์คอยล์จะมีไดโอดต่อไบอัสกลับอยู่ เพื่อให้เกิดกระแสไหลได้ในกรณีที่มีการเปลี่ยนแปลงกระแสผ่านขดลวดอย่างกะทันหันเพื่อป้องกันไม่ให้กระแสไปทำให้ทรานซิสเตอร์พัง

4.5 วงจรถอดรหัส DTMF

เนื่องจากการส่งสัญญาณผ่านทางกลุ่มสายโทรศัพท์จะส่งในรูปความถี่เสียง ซึ่งเสียงที่แสดงค่าต่างๆ จะถูกส่งมาในลักษณะความถี่ DTMF ซึ่งไม่สามารถส่งต่อให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ที่เป็นตัวควบคุมได้ทันที จึงต้องมีการถอดรหัสดังกล่าวให้เป็นเลขฐานสองเสียก่อนจึงจะส่งต่อให้หน่วยควบคุมได้

DTMF DECODER MT8870

ในการตรวจสอบสัญญาณที่กดมาจากคั่นสายเราจะใช้ MT8870 ในการถอดรหัส โดย MT8870 ซึ่งผลิตโดยบริษัทมิตเทล ใช้ตัวสร้างความถี่ขนาด 3.579Mhz ในการสร้างสัญญาณนาฬิกา คุณสมบัติของ MT8870

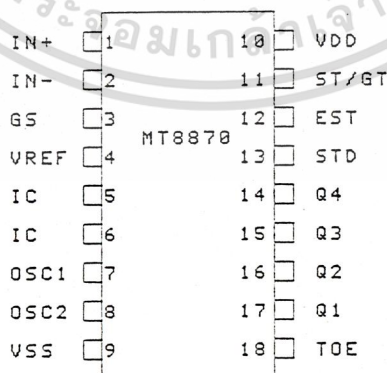
- เป็นตัวรับและถอดรหัสความถี่(DTMF DECODER)
- กินไฟน้อย ใช้ไฟเลี้ยงระดับเดียวกับ TTL
- สามารถตั้งอัตราขยายภายในตัวไอซีได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- สามารถปรับการค้ใหม่ได้
- การนำ MT8870. ไปใช้งาน
- นำไปใช้งานด้านรีโมตคอนโทรล
- เครื่องป้องกันโทรศัพท์ทางไกล
- ใช้งานเกี่ยวกับเครื่องคิดการค้
- ใช้งานร่วมกับคอมพิวเตอร์
- ใช้ในเครื่องชุมสายขนาดเล็กหรือPABX
- ใช้กับงานทางด้านโทรศัพท์ทั่วไป
- เครื่องกันขโมย
- การควบคุมอุปกรณ์ทางโทรศัพท์
- ใช้ทำเครื่องสอบถามทางโทรศัพท์

โครงสร้างของ MT8870

โครงสร้างภายในของ MT8870 ประกอบไปด้วยวงจรรองความถี่และวงจรถอดรหัสทางดิจิทัล เป็นไอซีที่สร้างโดยใช้เทคโนโลยี ISO²-CMOS ในส่วนของวงจรรองความถี่ ใช้เทคนิคของสวิทช์คาปาซิเตอร์ฟิลเตอร์ สำหรับรองความถี่สูงและต่ำ ส่วนวงจรถอดรหัสใช้เทคนิคการนับทางดิจิทัลเพื่อตรวจจับและถอดรหัสทั้ง 16 ความถี่ออกเป็นเลขฐานสองขนาด 4 บิต และเช็คช่วงเวลาที่สำคัญเข้ามา ส่วนภาคอินพุตเป็นออปแอมป์ ซึ่งสามารถปรับอัตราขยายได้โดยค้อุปกรณ์ภายนอก เอาท์พุตเป็นวงจรเลขชี้ 3 สถานะ



รูปที่ 4.2 แสดงรายละเอียดขาของ MT8870

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ฟังก์ชันการทำงานภายใน MT8870

ภายใน MT8870 ประกอบด้วยส่วนสำคัญ 5 ส่วนคือ

- ภาคกรองความถี่ (FILTER SECTION)
- ภาคถอดรหัส (DECODER SECTION)
- ภาคตรวจสอบสัญญาณ (STEERING CIRCUIT)
- ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง (DIFFERENTIAL INPUT)
- ภาคกำเนิดความถี่ (OSCILATOR)

ภาคกรองความถี่

ในส่วนนี้จะแยกสัญญาณ DTMF ที่เข้ามาออกเป็น 2 กลุ่มความถี่ คือช่วงความถี่สูง และช่วงความถี่ต่ำ โดยใช้วงจรกรองแถบความถี่อันดับ 6 ชนิด สวิตซ์คาปาซิเตอร์ (six-order switch capacitor band pass filter) ซึ่งความถี่ที่ผ่านได้มี 2 ช่วง คือ ช่วงความถี่สูงและช่วงความถี่ต่ำ

ภาคถอดรหัส

ความถี่ DTMF ที่ถูกกรองเรียบร้อยแล้ว จะผ่านเข้าวงจรถอดรหัสเป็นตัวเลข โดยใช้เทคนิคการนับแบบดิจิตอล และมีการตรวจสอบความถี่ที่เข้ามา ว่าเป็นความถี่มาตรฐาน DTMF หรือไม่ เพื่อป้องกันความถี่อื่นเข้ามาผสม เมื่อตรวจสอบว่าความถี่นั้นถูกต้อง สัญญาณที่ขา EST (early steering) ก็จะแอกทีฟ สำหรับค่าที่ถอดรหัสได้จากความถี่ต่าง ๆ นั้นแสดงในตาราง 4.1

F_{LOW}	F_{HIGH}	NO	TOE	Q_4	Q_3	Q_2	Q_1
697	1209	1	H	0	0	0	1
697	1336	2	H	0	0	1	0
697	1447	3	H	0	0	1	1
770	1209	4	H	0	1	0	0
770	1336	5	H	0	1	0	1
770	1447	6	H	0	1	1	0
852	1209	7	H	0	1	1	1
852	1336	8	H	1	0	0	0
852	1447	9	H	1	0	0	1
941	1336	0	H	1	0	1	0
941	1209	*	H	1	0	1	1
941	1447	#	H	1	1	0	0
697	1633	A	H	1	1	0	1
770	1633	B	H	1	1	1	0
852	1663	C	H	1	1	1	1
941	1663	D	H	0	0	0	0
-	-	ANY	L	Z	Z	Z	Z

ตาราง 4.1 แสดงค่าที่ถอดรหัสได้จากความถี่ต่างๆ

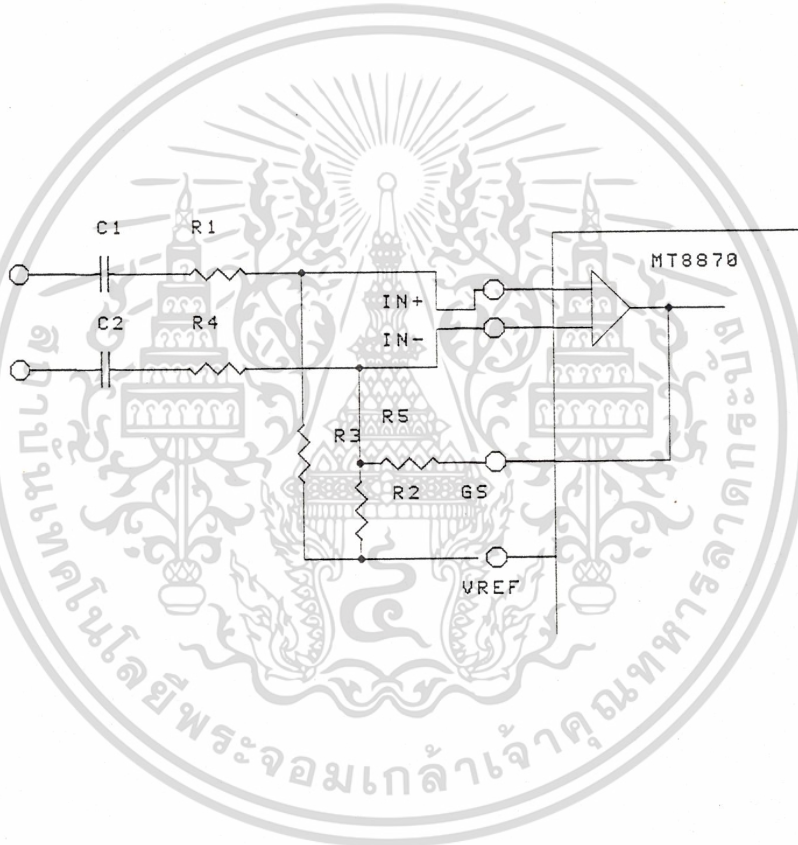
ภาคตรวจสอบสัญญาณ

ก่อนที่จะมีการถอดรหัสความถี่ออกไปที่เอาท์พุท จะมีการตรวจสอบช่วงความถี่ที่เข้ามาว่ามีระยะเวลาตามที่กำหนดหรือไม่ โดยสังเกตจากระยะเวลากการกดปุ่มให้มีความถี่ออกมาเป็นช่วงเวลาพอสมควร มิฉะนั้นวงจรส่วนนี้จะไม่รับ โดยถือว่าสัญญาณนั้นไม่ถูกต้อง ส่วนช่วงเวลายาวเท่าไรจะสามารถตั้งโดยใช้ RC ต่อภายนอก สัญญาณที่ขา Est จะเป็น High นานใกล้เคียงกับระยะเวลาที่มีความถี่ DTMF เข้ามา จากรูปที่ 2.7 เมื่อขา Est เป็น High ทำให้ V_C สูงขึ้น ตัวเก็บประจุจะคาย

ประจุทำให้แรงดัน V_C สูงขึ้นจนถึงค่าเทรชโฮลต์ วงจรลอครหัสจึงจะลอครหัสออกเป็นตัวเลขขนาด 4 บิต

ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง

วงจรส่วนอินพุทของ MT8870 เป็นภาคขยายออปแอมป์ที่สามารถปรับอัตราขยายโดยต่อวงจรภายนอกเพิ่มเข้าไป ดังรูปที่ 4.3 แสดงการต่อวงจรภายนอกเพิ่มเข้ากับอินพุท ซึ่งสามารถคำนวณอัตราขยายความแตกต่างของอินพุท และอินพีแดนซ์ได้ดังนี้



$$\text{อัตราขยาย}(A_{\text{vdiff}}) = R_5/R_1$$

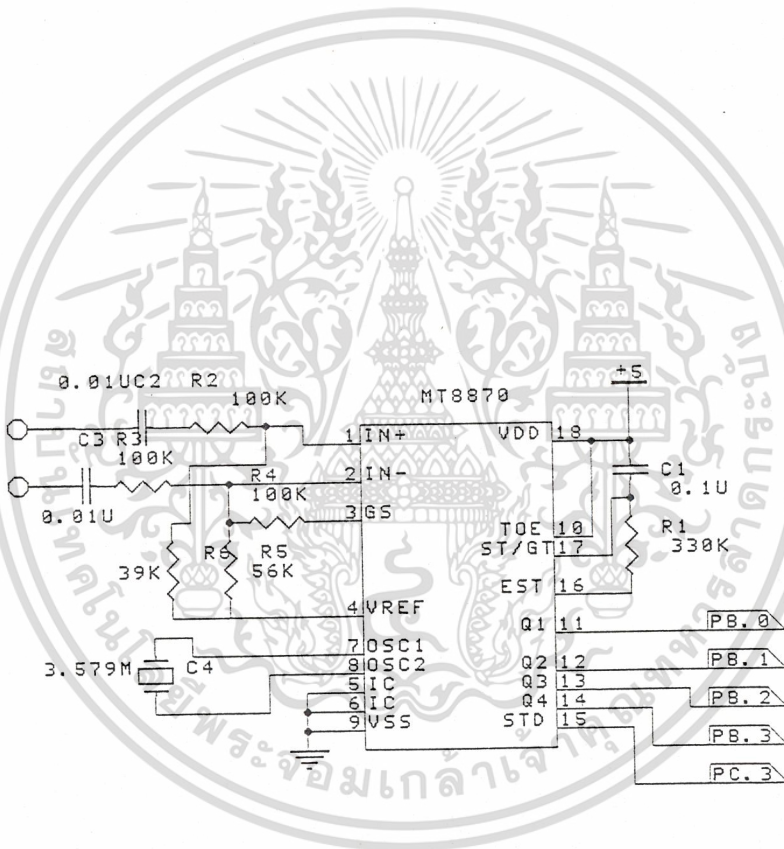
$$\text{อินพุทอิมพีแดนซ์}(Z_{\text{Indiff}}) = 2\sqrt{(R_1^2 + (1/\omega C)^2)}$$

รูปที่ 4.3 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุท

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคกำเนิดความถี่

ในภาคนี้อยู่ภายในไอซี จะมีวงจรอยู่ภายใน เพียงแค่ต่อแร่คริสตอลขนาด 3.579Mhz ก็สามารถใช้งานได้ทันที การทำงานจะเริ่มโดยการรับสัญญาณ DTMF เข้ามาทางอินพุท จากนั้นจะผ่านไปทาง DIAL TONE FILTER ซึ่งทำหน้าที่ป้องกันไม่ให้สัญญาณที่ไม่ใช่สัญญาณ DTMF ผ่านไป จากนั้น สัญญาณที่ผ่านมาได้จะเข้าสู่ส่วนกรองความถี่เพื่อแยก 2 ความถี่ออกจากกันและจะเข้าสู่ส่วนถอดรหัส ซึ่งจะถอดรหัสความถี่ทั้งสองให้ไปเป็นรหัสไบนารีออกไปยังขา Q1-Q4



รูปที่ 4.4 แสดงวงจรถอดรหัส DTMF ที่ใช้ในการทดลอง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.6 วงจรบันทึกเสียง (Voice Memory)

ภาคนี้จะใช้ IC เบอร์ T 6668 เป็นตัวบันทึกเสียง โดยมีรายละเอียดดังต่อไปนี้
ไอซีสังเคราะห์บันทึกเสียง T6668

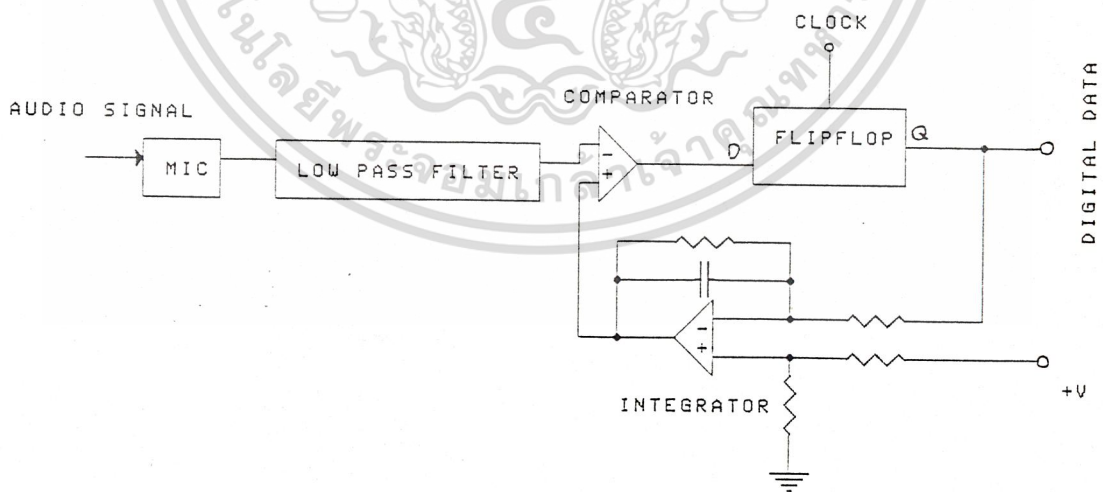
ในการบันทึกเสียงระบบดิจิทัล ไม่ว่าจะใช้วิธีอะไร ก็จะประกอบด้วย 3 ส่วนสำคัญ คือ ส่วนแรกทำหน้าที่แปลงสัญญาณเสียงที่เป็นอนาลอกให้เป็นข้อมูลดิจิทัล แล้วนำไปบันทึกลงหน่วยความจำซึ่งเป็นส่วนที่สอง และส่วนสุดท้ายคือส่วนที่ทำหน้าที่แปลงข้อมูลดิจิทัลจากหน่วยความจำออกมาเป็นสัญญาณอนาลอก

เทคนิคการบันทึกเสียงด้วยระบบดิจิทัลนั้นมีด้วยกันหลายวิธี T 6668 เป็นไอซีที่ใช้หลักการเคลด้ามอดูเลชัน (Delta Modulation) ในการบันทึกเสียง

เคลด้ามอดูเลชัน

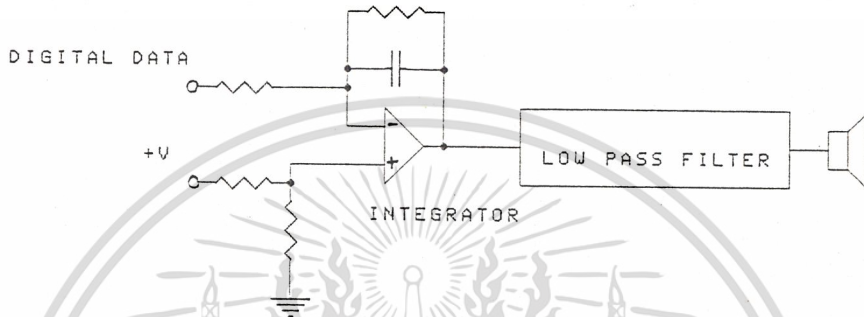
เทคนิคของเคลด้ามอดูเลชันจะไม่ใช้การสุ่มสัญญาณหนึ่งจุด แล้วแปลงเป็นข้อมูลดิจิทัลหนึ่งเวิร์ดที่มีความละเอียดเป็นจำนวนบิตที่ต้องการ (ซึ่งเป็นหลักการของ PCM) แต่จะใช้วิธีเปรียบเทียบความสูงหรือการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณเสียงแทน

ข้อมูลที่ได้ก็คือทิศทางของการเปลี่ยนแปลง ซึ่งก็มีเพียง ขึ้น หรือ ลง เท่านั้น ดังนั้น ความกว้างของข้อมูลดิจิทัลจึงใช้เพียงบิตเดียวก็เพียงพอ ข้อดีของวิธีการเคลด้ามอดูเลชันก็คือ ใช้หน่วยความจำน้อยกว่าวิธีการแบบอื่น ๆ

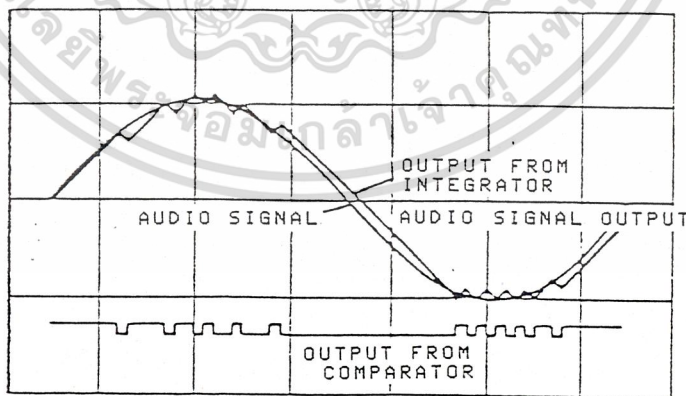


รูปที่ 4.5 วงจรเบื้องต้นของเคลด้ามอดูเลชันในส่วนแปลงสัญญาณเสียงเป็นดิจิทัล

รูปที่ 4.5 เป็นวงจรเบื้องต้นของเซลล์อคูเลชัน คอมพาราเตอร์จะทำหน้าที่เปรียบเทียบสัญญาณอินพุตปัจจุบันกับสัญญาณอินพุตก่อนหน้า ซึ่งได้จากการป้อนกลับมายังอินทิเกรเตอร์ เอาท์พุทจากการเปรียบเทียบถูกป้อนผ่านฟลิปฟลอปที่ควบคุมด้วยสัญญาณคล็อกเพื่อให้ได้เป็นข้อมูลดิจิทัล ซึ่งก็คือการกำหนดอัตราการสุ่มสัญญาณนั่นเอง



รูปที่ 4.6 วงจรที่ใช้แปลงกลับจากข้อมูลดิจิทัลเป็นสัญญาณเสียง



รูปที่ 4.7 เปรียบเทียบสัญญาณอินพุตกับข้อมูลที่ได้สัญญาณอนาลอกจากอินทิเกรเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

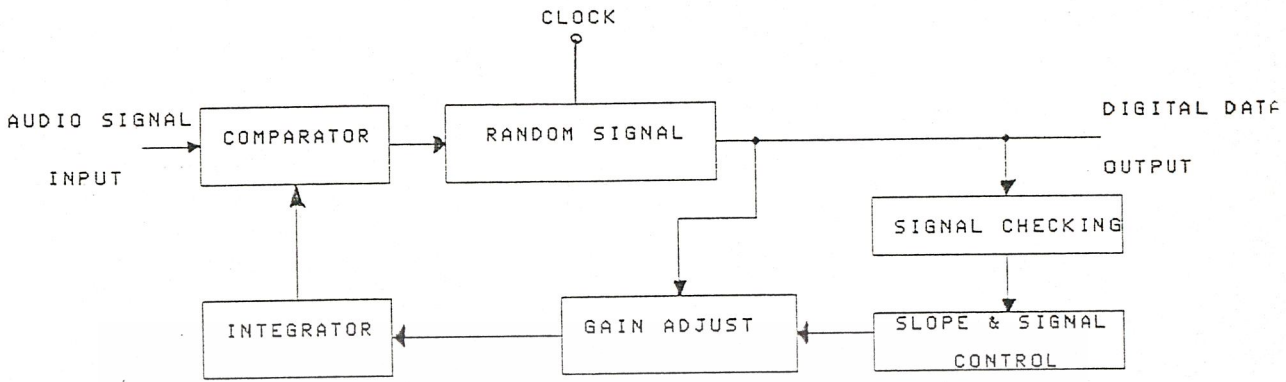
สัญญาณที่ได้จากตัวเปรียบเทียบและจากอินทิเกรเตอร์เปรียบเทียบกับสัญญาณอินพุต แสดงในรูปที่ 4.7 ลักษณะเช่นนี้จะพบว่า ยิ่งความถี่ของสัญญาณคล็อกมีค่าสูงก็ยิ่งสามารถบันทึกการเปลี่ยนแปลงที่แคบได้มากขึ้น ทำให้ได้คุณภาพเสียงที่ดีขึ้น แต่ก็สิ้นเปลืองหน่วยความจำมากขึ้นตามไปด้วย ความถี่เท่าใดจึงจะเพียงพอ คงต้องใช้การทดลองโดยการนำเอาที่พูดสุดท้ายที่เป็นข้อมูลดิจิทัลผ่านวงจรแปลงกลับในรูปที่ 4.6 แล้วฟังเสียงที่ได้ หากฟังเป็นภาษามนุษย์รู้เรื่องก็ใช้ที่ค่านั้น สำหรับเสียงพูดคุณภาพเทียบเท่าเสียงจากโทรศัพท์ซึ่งมีแถบกว้างประมาณ 4 kHz ก็ใช้เพียง 16 kHz แต่ที่ความถี่ต่ำถึง 9.6 kHz ก็ยังฟังรู้เรื่อง ความถี่นี้จะเป็นตัวกำหนดอัตราเร็วข้อมูล (bit rate) ซึ่งที่ 16 kHz ก็เท่ากับ 1600บิตต่อวินาที

CVSD

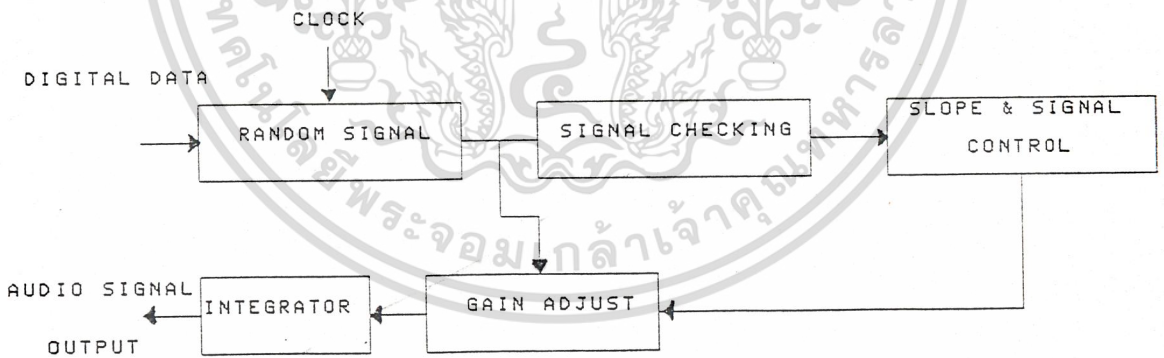
ข้อจำกัดของวิธีการเดลต้ามอดูเลชันก็คือ แบนด์วิธที่ใช้งาน ซึ่งถูกจำกัดโดยความถี่ของคล็อก และจะสูงกว่าความถี่สูงสุดของสัญญาณอินพุตมากกว่า 2 เท่าขึ้นไป อีกอันหนึ่งคือความเร็วของการเปลี่ยนแปลงความสูงของสัญญาณ หรือ ไดนามิกเรนจ์ ระบบเดลต้ามอดูเลชันธรรมดาที่มีค่าไดนามิกเรนจ์แคบ จำเป็นต้องมีส่วนเพิ่มเติมที่ทำหน้าที่ขยายไดนามิกเรนจ์ให้กว้าง โดยการควบคุมอัตราขยายของอินทิเกรเตอร์ เพื่อให้ตอบสนองต่อสัญญาณที่มีความชันมาก ๆ ได้ทัน ระบบนี้มีชื่อเรียกใหม่ว่า ระบบเดลต้ามอดูเลชันแบบเปลี่ยนแปลงความชันต่อเนื่อง หรือ CVSD (Continuous variable slope delta modulation)

ระบบ CVSD ทั้งส่วนแปลงจากอนาล็อกเป็นดิจิทัลและส่วนแปลงกลับจากดิจิทัลเป็นอนาล็อก แสดงในรูปที่ 4.8 และ 4.9 ตามลำดับ วิธีการของ CVSD ก็คือมีการตรวจระดับสัญญาณโดยอาจใช้วิธีการจัดให้มีรีจิสเตอร์สำหรับเก็บข้อมูลดิจิทัลล่าสุดจำนวน 3 ถึง 4 บิต แล้วตรวจดูว่าเป็น 0 หก หรือเป็น 1 หกหรือไม่ ถ้าใช่ แสดงว่าขณะนี้อัตราขยายของอินทิเกรเตอร์ต่ำเกินไป ตอบสนองต่อความชันของสัญญาณไม่ทัน ก็จะทำการเพิ่มอัตราขยายให้สูงขึ้นเฉพาะในช่วงนั้น

ในส่วนของการแปลงกลับนั้น ก็จะต้องมีการทำงานในลักษณะเดียวกัน คือมีรีจิสเตอร์ตรวจดูข้อมูลว่าเป็น 0 หก หรือ 1 หกหรือไม่ แล้วจัดการควบคุมอัตราขยายของอินทิเกรเตอร์ให้สอดคล้องกัน



รูปที่ 4.8 แผนผังการทำงานของระบบ CVSD ในส่วนแปลงจากสัญญาณเสียงเป็นดิจิทัล

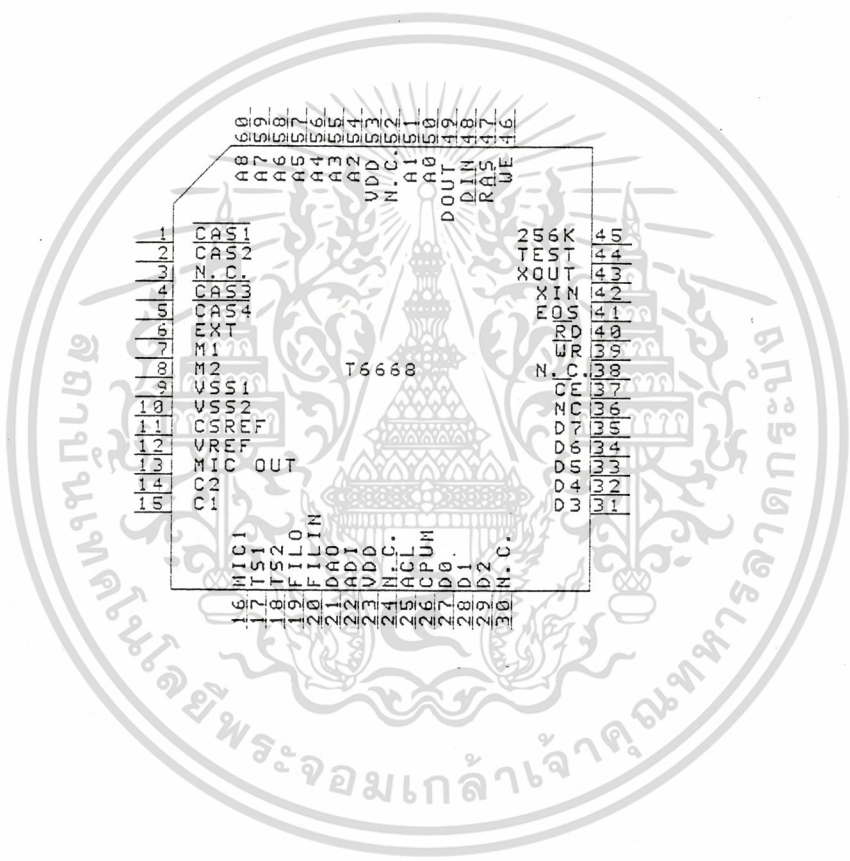


รูปที่ 4.9 แผนผังการทำงานของระบบ CVSD ในส่วนแปลงกลับจากดิจิทัลเป็นสัญญาณเสียง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรการทำงาน

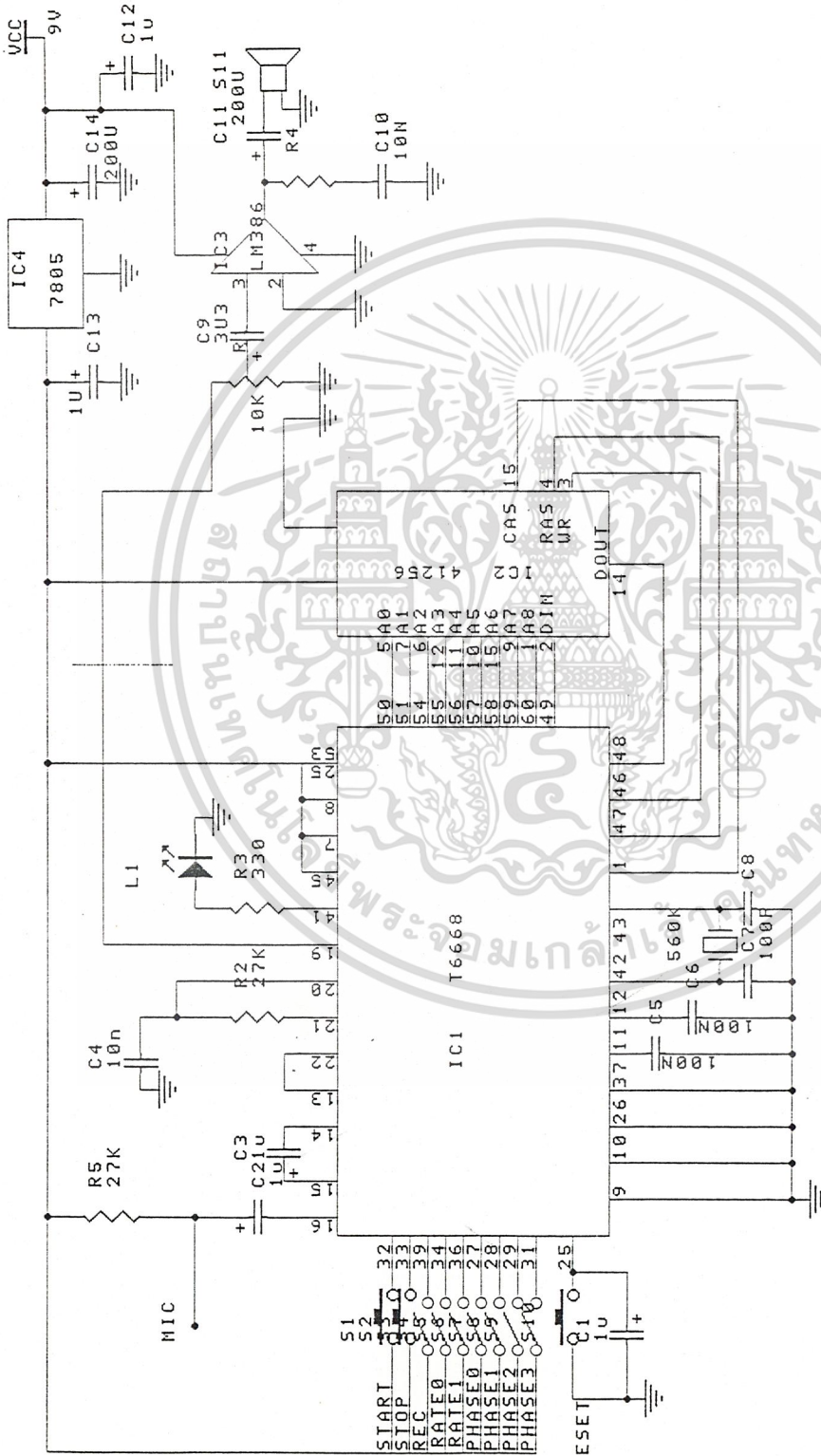
จากวงจรในรูปที่ 4.11 เป็นวงจรสมบูรณ์ของชุดวิเคราะห์เสียงพูด หัวใจสำคัญของวงจรรออยู่ที่ IC₁ และ IC₂ ซึ่งเป็นไอซีไมโครโปรเซสเซอร์และหน่วยความจำ ตัว IC₁ เองถูกออกแบบขึ้นมาเพื่อใช้งานด้านวิเคราะห์เสียงโดยเฉพาะ ซึ่งเป็นผลิตภัณฑ์ของบริษัทโตชิบาแห่งประเทศไทย ญี่ปุ่น เป็นไอซีชนิด CMOS LSI ลักษณะโครงสร้างภายนอกและตำแหน่งขาต่างๆ แสดงไว้ในรูปที่ 4.10



รูปที่ 4.10 แสดงตำแหน่งขาต่างๆ ของไอซี T6668

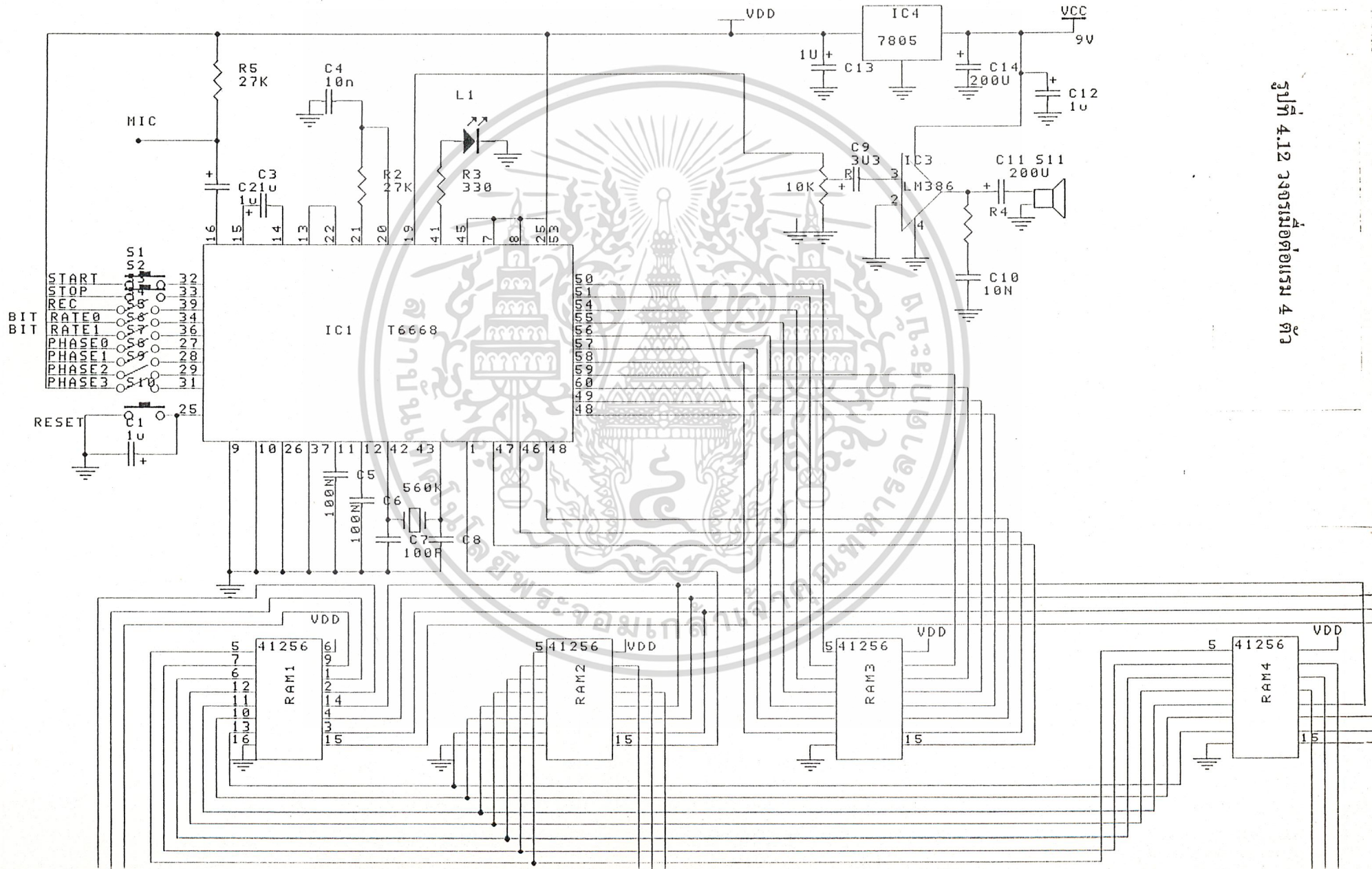
การทำงาน IC₁ จะทำการรับสัญญาณเสียงพูดเข้ามาจากนั้นทำการขยาย แล้วเปลี่ยนจากสัญญาณอนาล็อกไปเป็นข้อมูลดิจิทัล แล้วไปเก็บไว้ที่ไดนามิกแรม (DRAM) IC₂ โดย CPU ภายในจะทำการเลื่อนแอดเดรส ที่จะนำเข้าไปเก็บเองโดยอัตโนมัติ เมื่อทำการแปลงข้อมูลจาก D/A จะใช้อัตรา 10 บิต D/A เพื่อเปลี่ยนกลับมาเป็นเสียงเช่นเดิม การอัดเข้าไป เราจะสามารถเลือก speed ได้ 4 speed โดยเลือก ที่ D₇-D₆ จากตารางที่ 4.2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.11 วงจรบันทึกเสียงสมบูรณ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.12 วงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ 4 บิต

ตารางที่ 4.2

KBPS	D7	D6
8	0	0
11	0	1
16	1	0
32	1	1

1. ถ้าเราเลื่อนสวิตช์ D_7 - D_6 ไปที่ 0, 0 จะทำให้อัตราความเร็วของการแปลงข้อมูลเป็น 8K bit ต่อวินาที ทำให้อัดหรือเล่นได้นาน 128 วินาที

2. D_7 - D_6 เป็น 0, 1 จะทำให้อัตราการแปลงข้อมูลเป็น 11K bit ต่อวินาที ทำให้อัดหรือเล่นได้นาน 93 วินาที

3. D_7 - D_6 เป็น 1, 0 จะทำให้อัตราการแปลงข้อมูลเป็น 16K bit ทำให้อัดหรือเล่นได้นาน 64 วินาที

4. D_7 - D_6 เป็น 1, 1 จะทำให้อัตราการแปลงข้อมูลเป็น 32K bit ทำให้อัดหรือเล่นได้นาน 32 วินาที

การทดลองใช้ X-TAL 650 KHZ เป็นฐานความถี่และต่อกับ RAM 256K จำนวน 4 ตัว ทำให้ความจุของเมมโมรี่เพิ่มขึ้นเป็น 1M bit ดังวงจรรูปที่ 4.12 การอัดเมื่อเราอัดที่สปีดใดสปีดหนึ่งเสร็จแล้ว เราสามารถที่จะนำกลับมาเล่นในสปีดอื่นได้ทำให้เราสามารถเร่งหรือลดสปีดของเสียงได้ตามต้องการ ถ้าเราต้องการอัดเสียงสูงๆ ให้ได้ผลดี ควรจะใช้สปีดสูงๆ ในการอัดด้วย จึงจะทำให้เสียงที่อัดออกมาดี

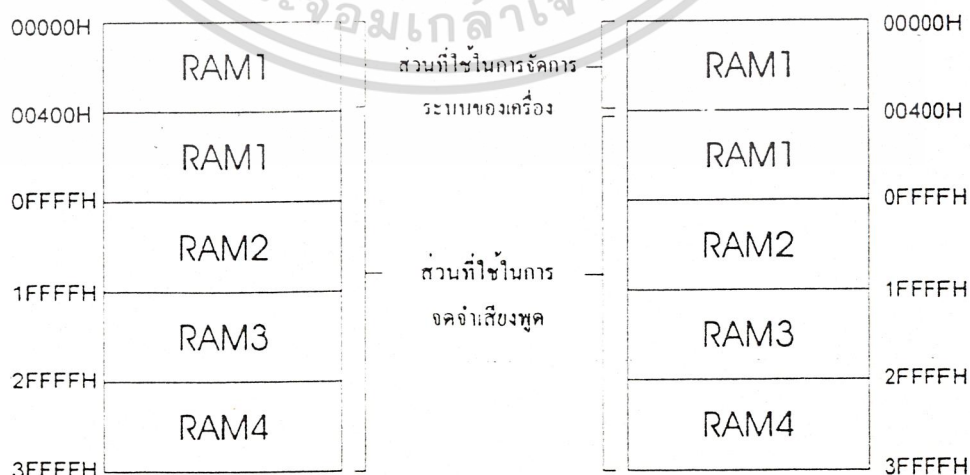
เกี่ยวกับ เมมโมรี่

T6668 สามารถเลือกใช้ เมมโมรี่ ได้ 2 ขนาดคือ 64K DRAM กับ 256K DRAM โดยการเลือกที่ขา 4 ของ IC (ที่เขียนไว้ว่า 256K) คือเมื่อเราจะต่อ DRAM 256K ให้กับ IC เราจะต้องเลือกต่อขา 45 กับไฟบวก และเมื่อเราต้องการต่อ DRAM 64K ให้กับ IC เราต้องต่อขา 45 กราวด์ T6668 ก็จะรู้ว่าเราใช้เมมโมรี่ขนาดเท่าใดกับมัน

ชนิดของ RAM	256K	M2	M2	ADDRESS
64K DRAM ตัวที่1	0	0	0	0FFFFH
64K DRAM ตัวที่2	0	0	1	1FFFFH
64K DRAM ตัวที่3	0	1	0	2FFFFH
64K DRAM ตัวที่4	0	1	1	3FFFFH
250K DRAM ตัวที่1	1	0	0	3FFFFH
250K DRAM ตัวที่2	1	0	1	7FFFFH
250K DRAM ตัวที่3	1	1	0	BFFFFH
250K DRAM ตัวที่4	1	1	1	FFFFFFH

ตารางที่ 4.3

การเพิ่มเมมโมรี ให้กับ IC T6668 สามารถกำหนดได้โดยการต่อขา M_2 (ขา8) M_1 (ขา7) ตามตารางข้างล่างนี้คือ ถ้าเราต่อ M_2, M_1 ลงกราวด์ T6668 จะทำการเขียนหรืออ่านข้อมูลจาก 00000H ไปจนถึง 0FFFFH แล้วตัวมันเองก็จะเลิกการอ่านหรือการเขียนมารอการเริ่มต้นใหม่ ดังนั้นเราจึงกำหนดขนาดของเมมโมรีได้ตามต้องการเพื่อการประหยัดในการนำไปใช้งาน ที่ต้องการขนาดเมมโมรีต่างกันได้แผนภูมิของเมมโมรีที่ใช้ในการทำงานทั้ง 2 แบบ ตามรูปที่ 4.13



รูปที่ 4.13 แผนภูมิของเมมโมรีที่ใช้ในการทำงานทั้งสองแบบ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การต่อเมมโมรีเพิ่มเติมทำโดยการสร้างขา CAS (ขา 15 ของ 41256) ออกมาแล้วซ้อนทับ ไปดังรูปที่ 6 จากนั้นก็ต่อขา CAS ไปยัง CAS2, CAS3 และ CAS4 ของไอซี T6668

การใช้งานในแบบธรรมดา

1. เปิดเครื่องจะเห็น LED ติดอยู่
2. กดสวิทช์ไปอัดค้างไว้ (CE จะต้องต่อกับกราวด์ด้วย)
3. เลือกช่องที่จะอัดเข้าไปโดยช่องที่จะอัดมีอยู่ 4 ตัว สวิทช์นี้เป็น ไบนารี โทคิตดั่งตารางที่

4.4

4. เลือกสปีดโดยตั้ง D₇-D₀ ได้ตามต้องการ (เวลาที่แสดงนี้ใช้เมมโมรี 1M bit)
5. กดปุ่มสวิทช์ START แล้วไปที่ LED จะดับ แสดงว่าเครื่องกำลังอัดค่าพูดเข้าไปเก็บ เมื่อพูดจนพอใจแล้วจึงกดสวิทช์ STOP อีกครั้งหนึ่งไฟที่ LED จะสว่างในกรณีที่เรานานเกินกว่าเวลาที่กำหนดในข้อที่ 4 เมื่อถึงกำหนดเวลาเครื่องจะหยุดการอัดโดยอัตโนมัติให้ที่ LED จะสว่างขึ้นมาเพื่อบอกให้เราว่าเป็นการสิ้นสุดขั้นตอนการอัดใน 1 ช่อง

6. ถ้าเราต้องการอัดในช่องอื่น ๆ อีกก็ทำเช่นเดียวกัน ตั้งแต่ต้นจนถึงข้อ 5 (เวลารวมของแต่ละช่องต้องไม่เกินเวลาที่ได้กำหนดไว้)

7. การอ่านทำโดยการยกสวิทช์ WR ขึ้น (CE ต่อกราวด์เหมือนเดิม)

8. เลือกช่องที่จะอ่านและสปีด

9. กดสวิทช์ START เครื่องจะพูด ตามที่อัดไว้ ถ้าเรากดสวิทช์ซ้ำกันหลายครั้งในระหว่างพูดเครื่องจะจำได้ว่ามีการกดสวิทช์ START ขึ้นเพียงครั้งเดียว และจะพูดซ้ำอีกเมื่อพูดจบ

10. เมื่อต้องการให้เครื่องพูดติดต่อกันทำโดยเลือกช่องแรก กด START เสร็จแล้วเปลี่ยนช่องแล้วกดสวิทช์ซ้ำอีกทีหนึ่งเครื่องจะพูดซ้ำอีกตามต้องการได้

จากที่กล่าวมาข้างต้นจึงทำให้เครื่องนี้สามารถตัดต่อคำพูดได้ พูดซ้ำได้เร่งหรือลดสปีดคำพูดได้ ทำให้เกิดเป็นเสียงแปลกๆ ในซาวด์แทร็กภาพยนตร์ได้ เครื่องนี้สามารถควบคุมได้จาก CPU โดยตรง ซึ่งทำให้สามารถไปประยุกต์ใช้งานต่างๆ ได้ตามต้องการ ซึ่งในการทดลองเราจะใช้ ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 ในการควบคุมในการเปิดปิดวงจรบันทึกเสียงเพื่อสำหรับเตือนภัย ไฟไหม้

ตารางที่ 4.4

D0	D1	D2	D3	ช่องที่
0	0	0	0	1
0	0	0	1	2
0	0	1	0	3
0	0	1	1	4
0	1	0	0	5
0	1	0	1	6
0	1	1	0	7
0	1	1	1	8
1	0	0	0	9
1	0	0	1	10
1	0	1	0	11
1	0	1	1	12
1	1	0	0	13
1	1	0	1	14
1	1	1	0	15
1	1	1	1	16

การทดสอบ

เมื่อประกอบอุปกรณ์เรียบร้อยแล้ว คราวजूไม่มีอะไรผิดพลาดแล้ว สายต่างๆ ต่อไว้ถูกต้องดีแล้ว เริ่มแรกป้อนไฟเข้าวงจร วัดไฟที่ขาเอาต์พุทของ IC₄ จะต้องได้บวก 5 โวลท์ ขณะนี้ LED₁ จะติดสว่างด้วย จากนั้นปรับ VR₁ ใ้ที่ตำแหน่งกึ่งกลาง ตอนนี้จะได้ยินเสียงซ่าเล็กน้อยที่ลำโพง ต่อมาทดลองบันทึกข้อความดู ขึ้นแรกให้เลื่อนสวิตช์ SW₃ ไว้ที่ตำแหน่งออนจากนั้นกดสวิตช์ SW₁ (START) ไฟที่ LED จะดับลง ลองพูดข้อความอะไรก็ได้เข้าไปที่ ไมค์กะประมาณเวลาสัก 60 วินาที จากนั้นกดสวิตช์ SW₂ เพื่อหยุดการบันทึก LED₁ จะติดสว่าง จากนั้นเลื่อนสวิตช์ SW₃ (REC) ไว้ที่ตำแหน่งปิด ตอนนี้ก็เป็นการเสร็จสิ้นการบันทึก

จากนั้นให้กดสวิตช์ SW₂ เพื่อฟังข้อความที่บันทึกไว้ขณะที่กดสวิตช์ SW₁ นี้ LED₁ จะติดพร้อมกับมีเสียงที่เราบันทึกเข้าไปดังออกมาที่ลำโพง เมื่อข้อความที่ถูกบันทึกไว้หมดแล้ว (จะ

ได้ความยาวประมาณ 60 วินาที) LED₁ จะสว่างขึ้นมาอีกและถ้าเราต้องการฟังข้อความที่บันทึกไว้
อีก ก็กดสวิทช์ SW₁ คุณจะสามารรถเล่นกลับได้ตลอดเวลาจนกว่าคุณจะมีบันทึกข้อมูลใหม่ลงไป
การแก้ปัญหาเสียงหวีดขณะบันทึก

ปัญหาหนึ่งที่เกิดกับชุดวิเคราะห์เสียงพูด ก็คือเกิดเสียงหวีดขึ้นที่ลำโพงทำให้เสียงที่บันทึก
ถูกรบกวน สาเหตุของเสียงหวีด เกิดจากการป้อนกลับสัญญาณระหว่างไมค์กับลำโพง วิธีแก้ไขให้
ต่อสวิทช์สำหรับตัดลำโพงออกขณะที่ทำการบันทึกเสียงโดยจะใช้สวิทช์ตัวเดียวกับ (REC) หรือ
ต่อขึ้นต่างหากก็ได้

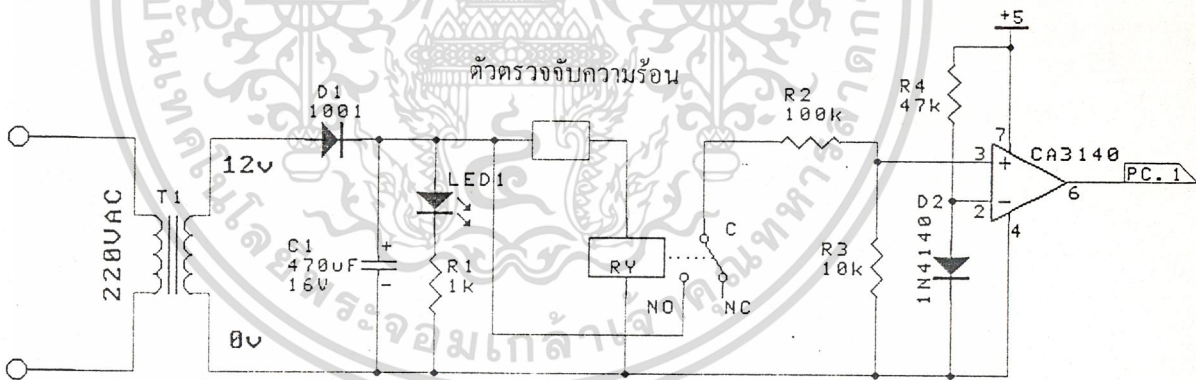


4.7 การใช้งานเครื่องเตือนไฟไหม้

วงจรเตือนไฟไหม้นี้อาศัยการทำงานของตัวตรวจจับความร้อน (temperature sensor) โดยเมื่ออุณหภูมิภายในห้องที่ติดตั้งอุปกรณ์นี้สูงถึงประมาณ 89 องศาเซลเซียส รีเลย์จะทำงานทำให้มีสัญญาณส่งไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เพื่อดำเนินการให้โทรศัพท์ทำการโทรออกไปแจ้งเหตุไฟไหม้ได้โดยอัตโนมัติ

การทำงานของวงจร

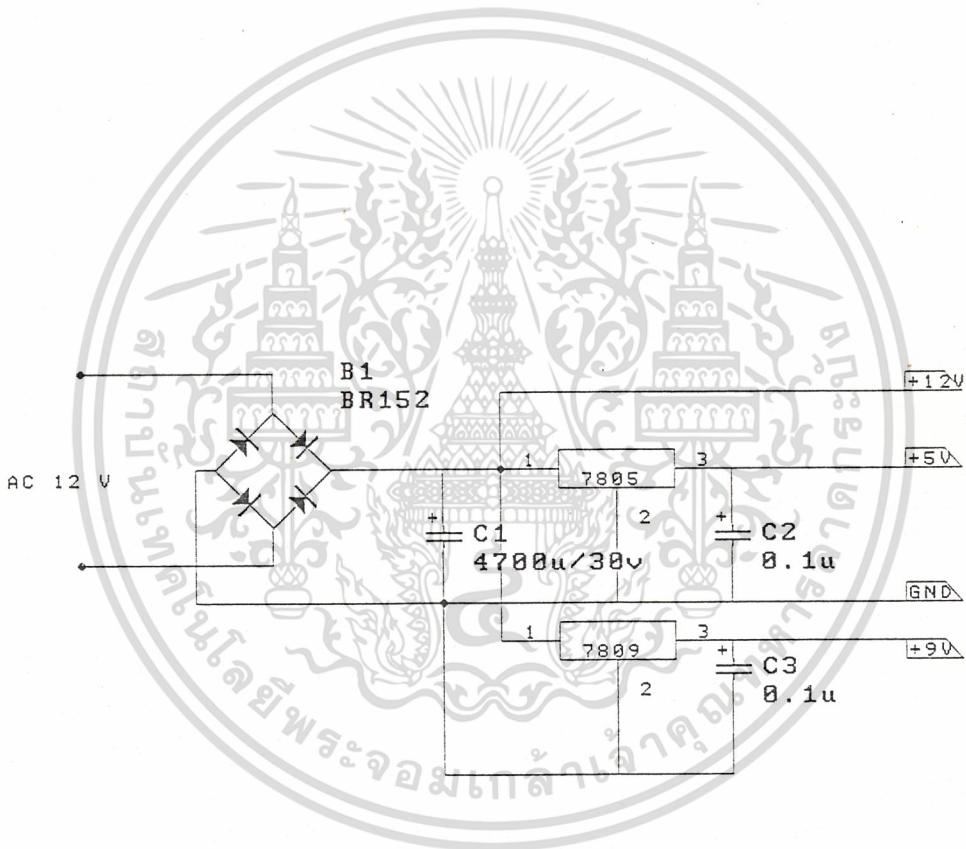
วงจรนี้อาศัยการทำงานของตัวตรวจจับความร้อน ซึ่งจะเป็นตัวตรวจจับความร้อนว่า ถ้าอุณหภูมิภายในห้องนั้นสูงกว่าประมาณ 89 องศาเซลเซียส สวิตช์ภายในตัวตรวจจับความร้อนจะเปลี่ยนจากเปิดวงจรมาเป็นปิดวงจร ทำให้กระแสไฟผ่านไปยังวงจรคอมแพเรเตอร์ทำงานส่งสัญญาณไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 เพื่อสั่งการให้โทรศัพท์โทรออกไปแจ้งเหตุไฟไหม้โดยอัตโนมัติ



รูปที่ 4.14 วงจรเตือนไฟไหม้

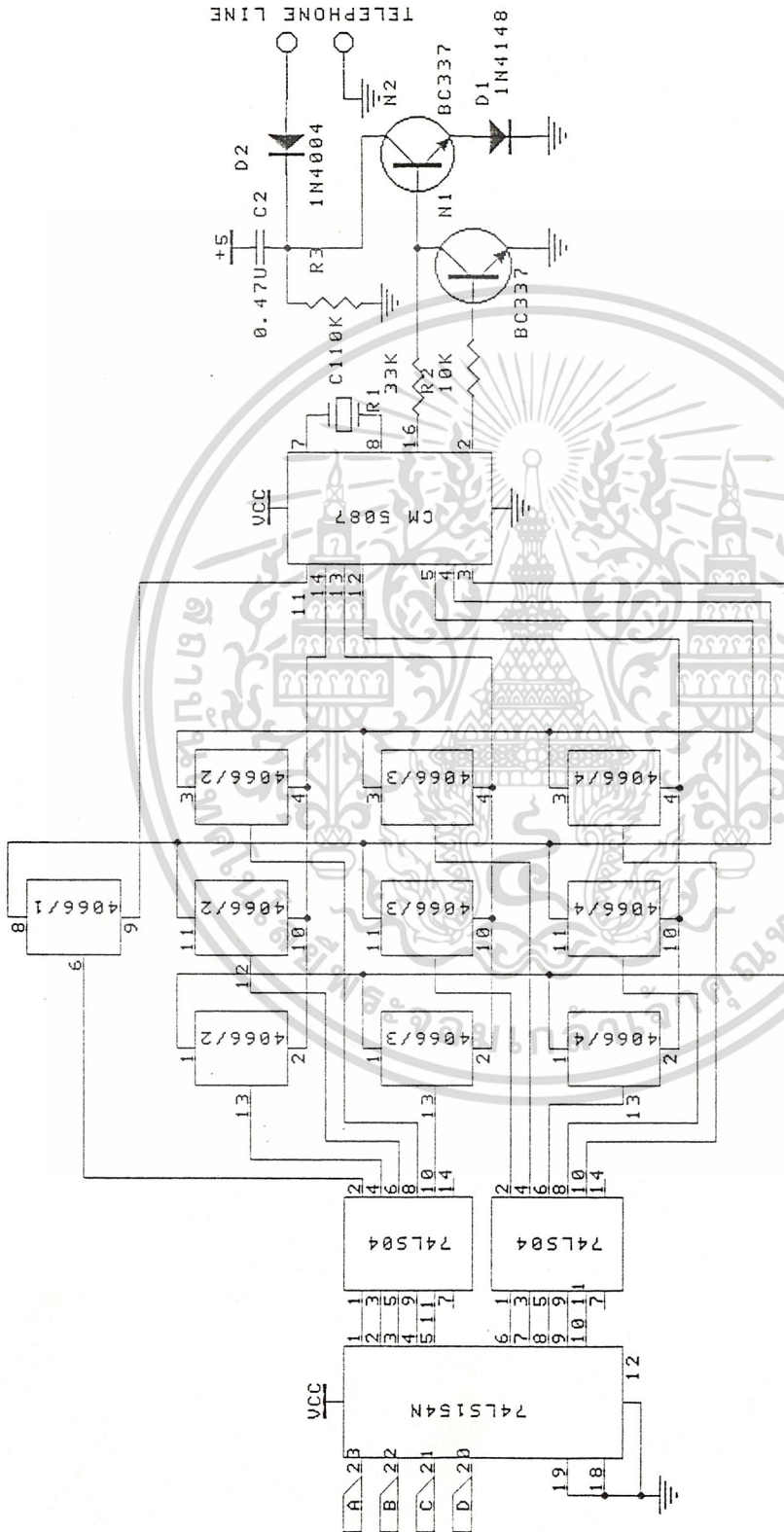
4.8 ส่วนไฟเลี้ยงวงจร (Power Supply)

จากรูปเป็นวงจรแหล่งจ่ายไฟ ที่ใช้ในเครื่องส่งงานโทรศัพท์ และวงจรเตือนไฟไหม้ โดยที่ Input ของวงจรจะมีแรงดัน AC 12 V. โดยได้ผ่านหม้อแปลงมาแล้วผ่านวงจรบริดจ์ แรกติไฟออร์ (Bridge Rectifier) เปลี่ยนให้เป็นแรงดันไฟตรงแล้วผ่าน C 4700 μF /30V 1 ตัว เข้า IC เบอร์ 7805, 7809 และ 7812 ที่ขา 1 ของแต่ละ IC และที่ขา 3 ของแต่ละ IC จะได้แรงดันไฟตรง +5V dc, +9V dc และ +12 V dc ตามลำดับ และขา 2 ทุก IC จะเป็นกราวด์



รูปที่ 4.15 แสดงวงจรสมบรูณ์ของแหล่งจ่ายไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



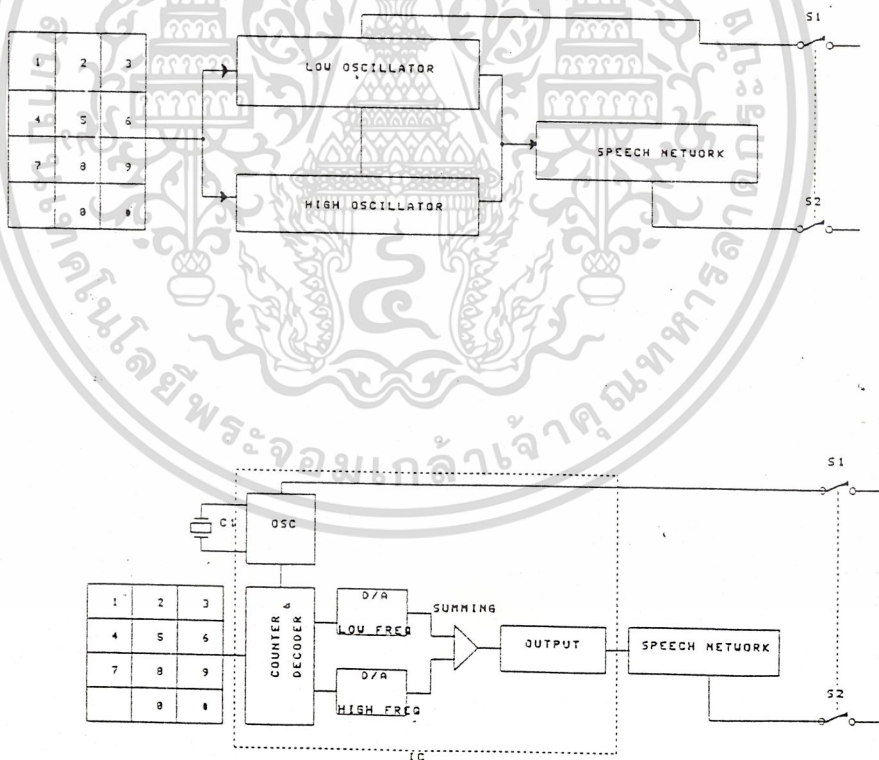
รูปที่ 4.16 วงจรโทรออกอัตโนมัติ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.9 การเข้ารหัส (ENCODE TONE)

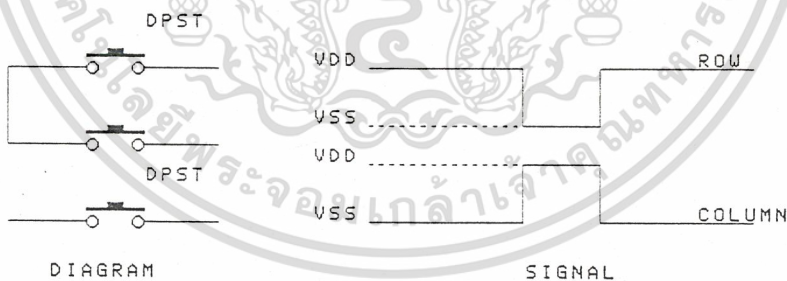
ภาคนี้อาจเรียกได้ว่า การโทรออกอัตโนมัติ จะใช้การสั่งงานจากไมโครคอนโทรเลอร์ 8031 โดยออกมาที่พอร์ท แล้วส่งสัญญาณไบนารีไปที่ IC 4514 ซึ่งเป็นตัวทำหน้าที่เข้ารหัสสัญญาณโดยจะเปลี่ยนจากเลขไบนารี 4 บิต เป็นเลขฐานสิบ แล้วส่งไปที่ IC 4066 ทำหน้าที่เป็นสวิทช์ปิดเปิดให้ขา ROW กับขา COLUMN ของ IC CM 5087 ให้ทำการต่อกัน IC CM 5087 จะเป็นตัวกำเนิดสัญญาณความถี่ค่าต่างๆ เพื่อใช้ในการโทรออก แล้วนำสัญญาณที่ได้นี้ไปต่อเข้ากับ LINE TELEPHONE เพื่อส่งออกไป ดังรูปวงจรที่ 4.16

การส่งรหัสหมายเลขโดยใช้ไอซีสำเร็จรูป



รูปที่ 4.17 บล็อกไดอะแกรมของระบบ DTMF

ในรูปที่ 4.17ก) เป็นบล็อกไดอะแกรมของส่งสัญญาณแบบDTMF โดยใช้อุปกรณ์จำพวกพาสซีฟ(passive element) ในการนำมาสร้างวงจรออสซิลเลเตอร์ซึ่งเราจะพบปัญหาว่าอุปกรณ์เหล่านี้จะมีความคลาดเคลื่อนเนื่องจากสภาพแวดล้อมที่เปลี่ยนไป และอายุการใช้งาน ซึ่งจะส่งผลให้ความถี่ที่ผลิตออกมา มีความคลาดเคลื่อนไปด้วยทำให้มีความผิดพลาดเกิดขึ้นได้ในการทำงาน ดังนั้นการสร้างไอซีสำเร็จรูปมาใช้แทนอุปกรณ์พาสซีฟย่อมที่จะแก้ปัญหาเหล่านี้ได้ในระดับหนึ่ง ในรูปที่ 4.17ข) เป็นบล็อกไดอะแกรมของไอซีที่นำมาใช้สร้างสัญญาณในระบบDTMF ซึ่งวงจรภายในจะประกอบด้วยวงจรนับและถอดรหัสสัญญาณ(counter and decoder)ซึ่งวงจรถอดรหัสนี้จะแยกแยะว่า การกดหมายเลขแต่ละครั้งจะตรงกับตำแหน่งใดบ้างในแนวแถวและแนวคอลัมน์ เมื่อทำการถอดรหัสจากการกดได้แล้วก็นำค่าในแนวแถวและแนวคอลัมน์ไปหารจากค่าความถี่หลัก สัญญาณที่ออกจากวงจรนับและถอดรหัสจะเป็นสัญญาณดิจิทัลสองสัญญาณที่มีความถี่แตกต่างกัน จากนั้นนำไปผ่านวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลไปเป็นอนาล็อกและนำมารวมกัน โดยการนำไปผ่านวงจรรวมและขยายสัญญาณ(summing amp) แล้วจึงถูกส่งผ่านไปยังวงจรควบคุมเสียงพูด(speech network) และผ่านต่อไปยังชุมสายโทรศัพท์ในที่สุด ไอซีอาจจะถูกออกแบบมาให้ใช้ร่วมกับเป็นปุ่มหมายเลขชนิดDPST(dual-pole, single throw) ซึ่งจะมีหน้าสัมผัส 2 หน้า หรืออาจจะเป็นชนิด SPST(single-pole single throw) ก็ได้ดังรูปที่ 4.18



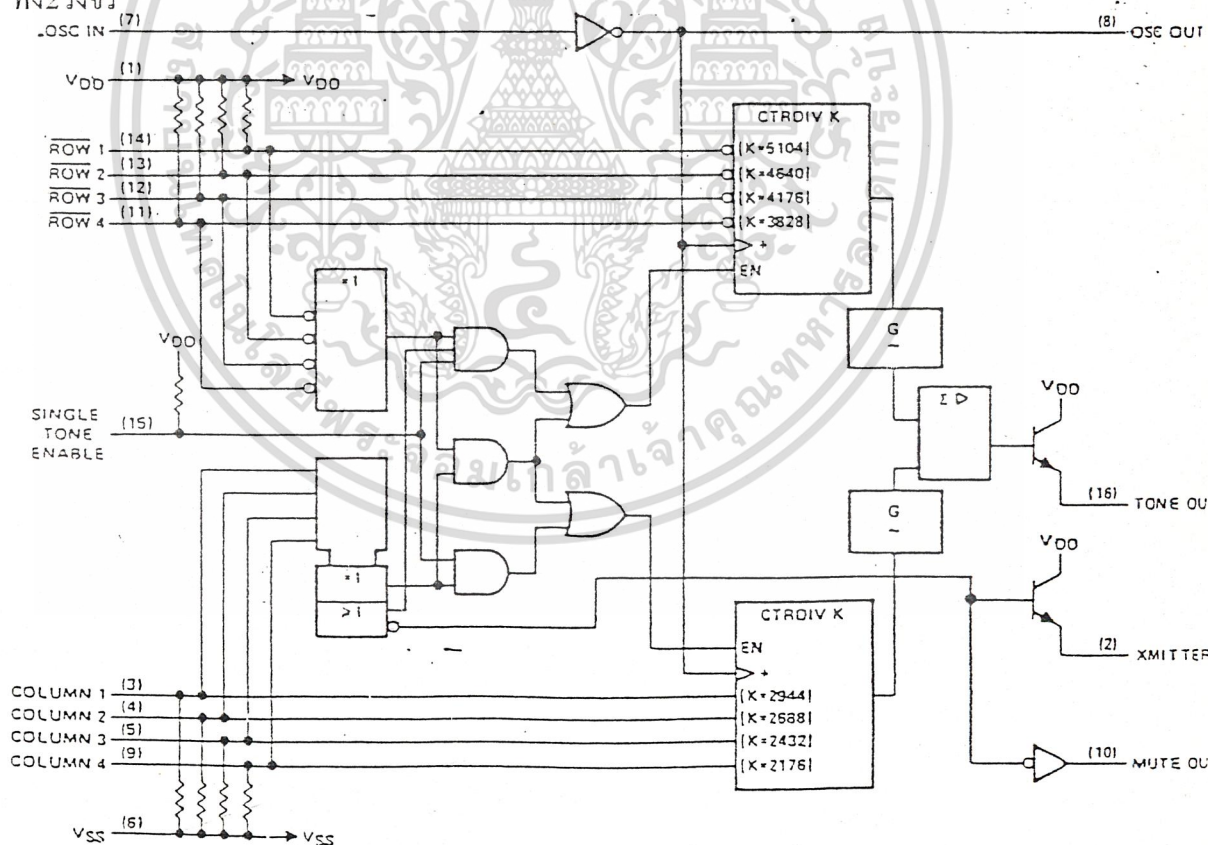
รูปที่ 4.18 แสดงชนิดของปุ่มกดและรูปสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปที่4.18 เป็นแผนภาพและรูปสัญญาณเมื่อมีการกดปุ่มเลขใดๆ จะสังเกตว่าในการถอดรหัสของแนวแถวจะทำงานที่ลอจิก"0" แต่ในแนวคอลัมน์จะทำงานที่ลอจิก"1"

วงจรภายในและขั้นตอนการส่งสัญญาณ

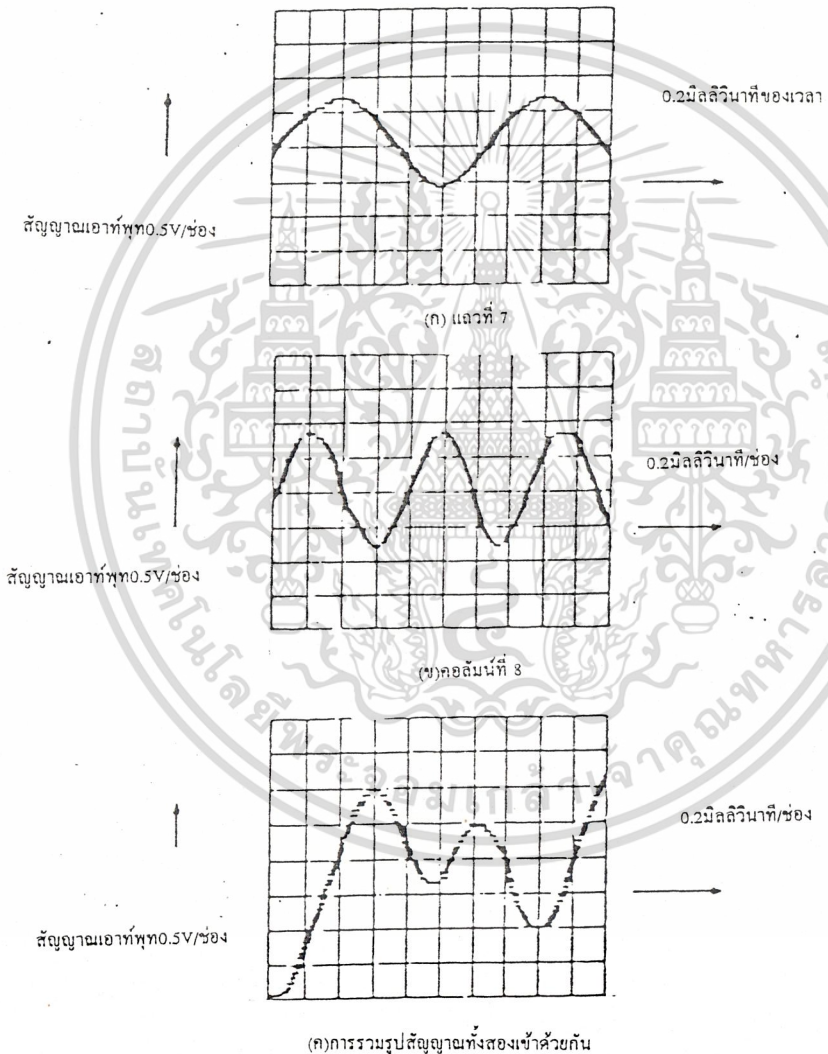
ในรูปที่4.19เป็นบล็อกไดอะแกรมของวงจรภายในไอซีเบอร์ TCM5087(MK5087)จะเห็นว่าวงจรภายในจะประกอบด้วยวงจรถอดรหัส ลอจิกเกตและวงจรหารความถี่(วงจรรนับ)หรือCTRDIV K การทำงานจะเริ่มเมื่อมีการกดหมายเลขโทรศัพท์จะทำให้มีสัญญาณแถวและสัญญาณคอลัมน์เกิดขึ้น และขาสัญญาณsingle tone enable จะต้องถูกทำให้แอคทีฟ(ACTIVE) สัญญาณแถวและคอลัมน์จะถูกนำไปเลือกค่าK ในวงจรCTRDIV Kเพื่อนำไปเป็นตัวหารสัญญาณจากวงจรออสซิลเลเตอร์หลัก ซึ่งจะเลือกใช้ค่าความถี่จากวงจรออสซิลเลเตอร์ให้มีค่า 3.579545 เมกะเฮิร์ตซ์ โดยจะหารด้วยค่าK จากวงจรCTRDIV K ทั้ง2 วงจร สำหรับลอจิกเกทนั้นถูกนำมาใช้ในการตรวจสอบเพื่อให้แน่ใจว่าการกดปุ่มหมายเลขแต่ละครั้งเป็นการกดเพียงปุ่มเดียวจริงๆ เมื่อตรวจได้ว่าไม่มีการกดปุ่มในเวลาเดียวกันมากกว่าปุ่มจึงค่อย เอาสัญญาณลอจิกจากส่วนนี้ไปเป็นสัญญาณเอนาเบิล(enable) ให้แก่วงจรCTRDIV K ทั้ง2วงจร



รูปที่4.19บล็อกไดอะแกรมวงจรภายในไอซีเบอร์TCM5087

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

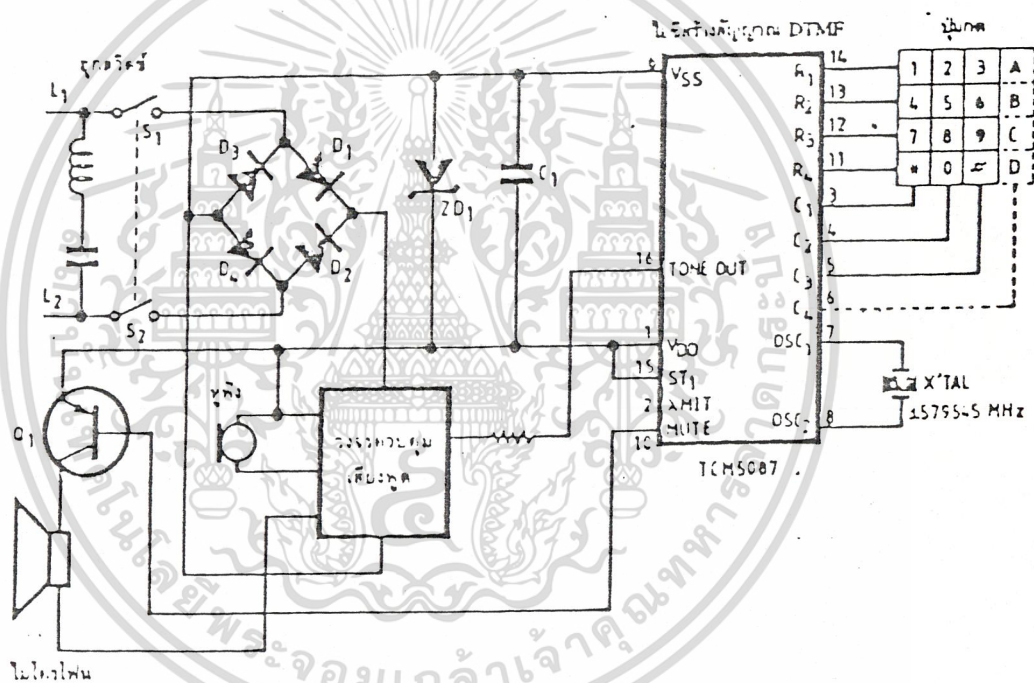
ในส่วนของลอจิกที่มาจากบล็อก > หมายความว่า เมื่อใดก็ตามที่มีการกดปุ่มหมายเลขใดๆ จะเป็นการส่งสัญญาณไปยังขา 10 (mute out) ซึ่งจะควบคุมให้มีสัญญาณจากวงจรบวกและขายสัญญาณผ่านเข้าสู่หูฟังในระดับที่เหมาะสม ส่วนสัญญาณที่ขา 2 (trans sw) จะถูกนำไปใช้ควบคุมไมให้วงจรของการส่งสัญญาณเสียงพูดทำงานเมื่อมีการกดปุ่มหมายเลขอยู่ เพื่อป้องกันความผิดพลาดในขณะส่งรหัสหมายเลขอยู่นั่นเอง ข้อนกลับมาดูสัญญาณที่ออกมาจากวงจร CTRDIV K ทั้ง 2 จะถูกนำไปเข้าวงจร D/A เพื่อแปลงเป็นสัญญาณรูปคลื่นไซน์ และนำมาอมูลเลขกันโดยให้วงจรบวกและขายสัญญาณสัญญาณที่ออกมาจากวงจรบวกและขายสัญญาณก็จะแทนหมายเลขที่ถูกกดนั่นเอง



รูปที่ 4.20 รูปสัญญาณของระบบ DTMF

ในรูปที่ 4.20 เป็นรูปสัญญาณที่เกิดขึ้นในการส่งหมายเลข 8 ซึ่งวงจรถอดรหัสจะให้ตำแหน่งในแนวแถวที่ 3 และคอลัมน์ที่ 2 สัญญาณที่ออกมาจาก D/A ก็จะเป็นไปตามรูป 4.20 ก) และรูป 4.20 ข) ในรูป 4.20 ก) เป็นการรวมสัญญาณทั้ง 2 เข้าด้วยกัน จะสังเกตเห็นว่ารูปสัญญาณจะไม่ใช้สัญญาณที่ต่อเนื่อง เนื่องจาก D/A นั้นเอง จึงทำให้สัญญาณมีลักษณะเป็นขั้นบันได แต่ก็ไม่มีผลใดๆ ในการส่งสัญญาณไปยังชุมสาย

การนำไปประยุกต์ในการใช้งานจริง



รูปที่ 4.21 แสดงการนำ TCM5087 ไปใช้งาน

ในวงจรรูป 4.21 เป็นการนำ TCM5087 มาเป็นตัวส่งระบบสัญญาณ DTMF จะเห็นว่าขา tone out ถูกนำไปผ่านวงจรควบคุมสัญญาณเสียงพูดก่อนที่จะผ่านไปสู่สายสัญญาณที่ต่อไปยังชุมสาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ZD1 ทำหน้าที่ป้องกันสัญญาณทรานเซียนต์(transient)ที่อาจจะเข้ามารบกวนระบบได้ C1ทำหน้าที่กรองสัญญาณต่างๆให้เรียบมากขึ้น ขาสัญญาณ mute ถูกนำไปต่อเข้ากับขาเบสของทรานซิสเตอร์ Q1 เพื่อควบคุมไม่ให้มีเสียงสามารถผ่านเข้ามาทางไมโครโฟนในระหว่างการกดหมายเลขอยู่ โดยที่ขาสัญญาณ ST1(หรือสัญญาณ single tone enable นั้นเอง) จะถูกทำให้แอกทีฟตลอดเวลา

4.10 วงจรตรวจจับสัญญาณตอบรับ(Ring Back Tone)

ในวงจรนี้เราใช้อิซีเบอร์ LM567 เป็นอิซีสำหรับตรวจจับสัญญาณเสียง(ซึ่งในที่นี้เราให้ตรวจจับสัญญาณตอบรับ) อิซีเบอร์ 567 จะมีเอาต์พุตได้ตามต้องการ เมื่อมีสัญญาณอินพุตอยู่ภายในแบนด์ที่เรากำหนด โดยที่ความถี่กลางที่จะถูกตรวจจับจะเท่ากับความถี่อิสระที่เกิดจาก VCO (Voltage Control Oscillator) และจากรูปที่ 4.22

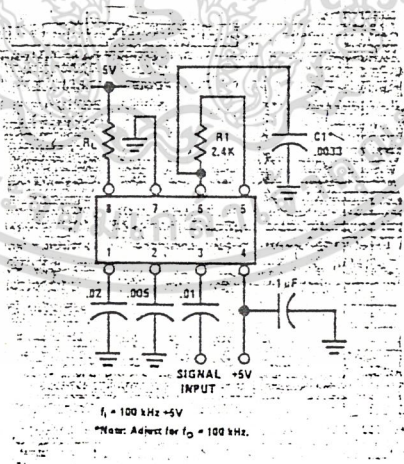
$$f = 1/(R_1 C_1)$$

ค่าแบนด์วิธของฟิลเตอร์โดยประมาณจะเท่ากับ

$$BW = 1070 V_i / (f_0 C_2) \quad \text{ใน \% ของ } f_0$$

V_i = อินพุตโวลต์เตจ (ในหน่วย rms)

C_2 = ค่าคาปาซิแตนซ์ ที่ Pin2 (F)



รูปที่ 4.22 ตัวอย่าง วงจรที่ใช้ LM567

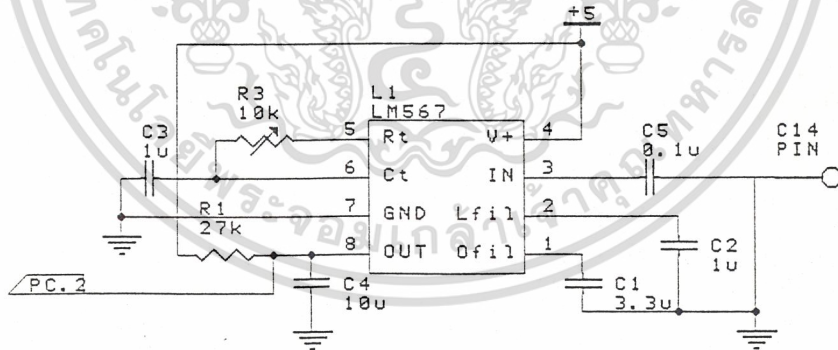
ลักษณะของไอซีนี้

- ปรับค่าแบนด์วิธได้ 0-14 %
- มีอัตราส่วนการกำจัดสัญญาณนอกแบนด์และนอยส์สูง
- ป้องกันสัญญาณผิดพลาด
- มีเสถียรภาพสูงที่ความถี่กลาง
- ความถี่กลางสามารถปรับได้จาก 0.01Hz-500kHz

การนำไปใช้งาน

- ออสซิลเลเตอร์ที่มีค่าแม่นยำ
- แสดงและควบคุมความถี่
- Wide band FSK ดีโมดูเลเตอร์
- ควบคุมวงจรอุตสาหกรรม

สำหรับการทดลองนี้เราใช้วงจรรูปที่ 4.23 ซึ่ง C1 มีค่า 1uF ,R1 ใช้ตัวความต้านทานที่เปลี่ยนแปลงค่าได้ถึง 10k ซึ่งในการทดลองจะทำการปรับค่า R1 ไปเรื่อย ๆจนกระทั่งสามารถตรวจจับสัญญาณได้ตามต้องการ



รูปที่ 4.23 วงจรตรวจจับสัญญาณตอบรับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5

หลักการทํางานของโปรแกรมควบคุมการทํางาน (SOFTWARE)

การทํางานของเครื่องควบคุมเปิด-ปิด อุปกรณ์ไฟฟ้าทางโทรศัพท์ และวงจรเตือนภัยไฟไหม้ นอกจากวงจรทางฮาร์ดแวร์ ที่ทำการตรวจจับสร้างสัญญาณต่างๆ แล้วยังต้องมีซอฟต์แวร์เพื่อทำการประมวลผลสัญญาณต่างๆจากอุปกรณ์ฮาร์ดแวร์ และสร้างสัญญาณไปควบคุมฮาร์ดแวร์ให้ทํางานสัมพันธ์กันในส่วนหนึ่งของหน่วยประมวลผล ของวงจรมันเราใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ (MICRO CONTROLLER) ในตระกูล 8051 เบอร์ 8031 คือ ซิงเกิล บอร์ด SINGLE BOARD PC-SB31 ซึ่งสามารถพัฒนาโปรแกรม จากคอมพิวเตอร์ส่วนบุคคลได้โดยตรง (PC) ทำให้สะดวกต่อการพัฒนาโปรแกรม รวมทั้งเราใช้ ดีบั๊กเกอร์ (DEBUGGER) สำหรับPC-SB31 เพื่อที่สามารถรันโปรแกรมแบบ ซิงเกิล สเตป (Single Step) ทำให้สะดวกต่อการแก้ไขโปรแกรม

พอร์ต ต่างๆ ของPC-SB31

PC-SB31 มี พอร์ตให้ใช้ได้ 4พอร์ต คือ พอร์ต A, B, C ของ 8255 และ พอร์ต1 ของ CPU8031 การที่ต้องใช้พอร์ตก็เพื่อจะเป็นการที่พ้กข้อมูลเนื่องจาก ความเร็วของซีพียู สูงกว่าฮาร์ดแวร์ จึงต้องมีการพ้กข้อมูลไว้เพื่อกันข้อมูลผิดพลาด

การกำหนด พอร์ต ต่างๆ มีหน้าที่ดังนี้

- พอร์ต ของ 8031 เป็น เอาท์พุท พอร์ต (OUTPUT PORT)
- พอร์ต A ของ 8255 เป็น เอาท์พุท พอร์ต (OUTPUT PORT)
- พอร์ต B ของ 8255 เป็น อินพุท พอร์ต (INPUT PORT)
- พอร์ต C ล่างของ 8255 เป็น อินพุท พอร์ต (INPUT PORT)
- พอร์ต C บนของ 8255 เป็น เอาท์พุท พอร์ต (OUTPUT PORT)

สรุปสัญญาณที่ พอร์ต ต่างๆ

พอร์ต 1 ส่งสัญญาณ เปิด-ปิด อุปกรณ์ไฟฟ้า

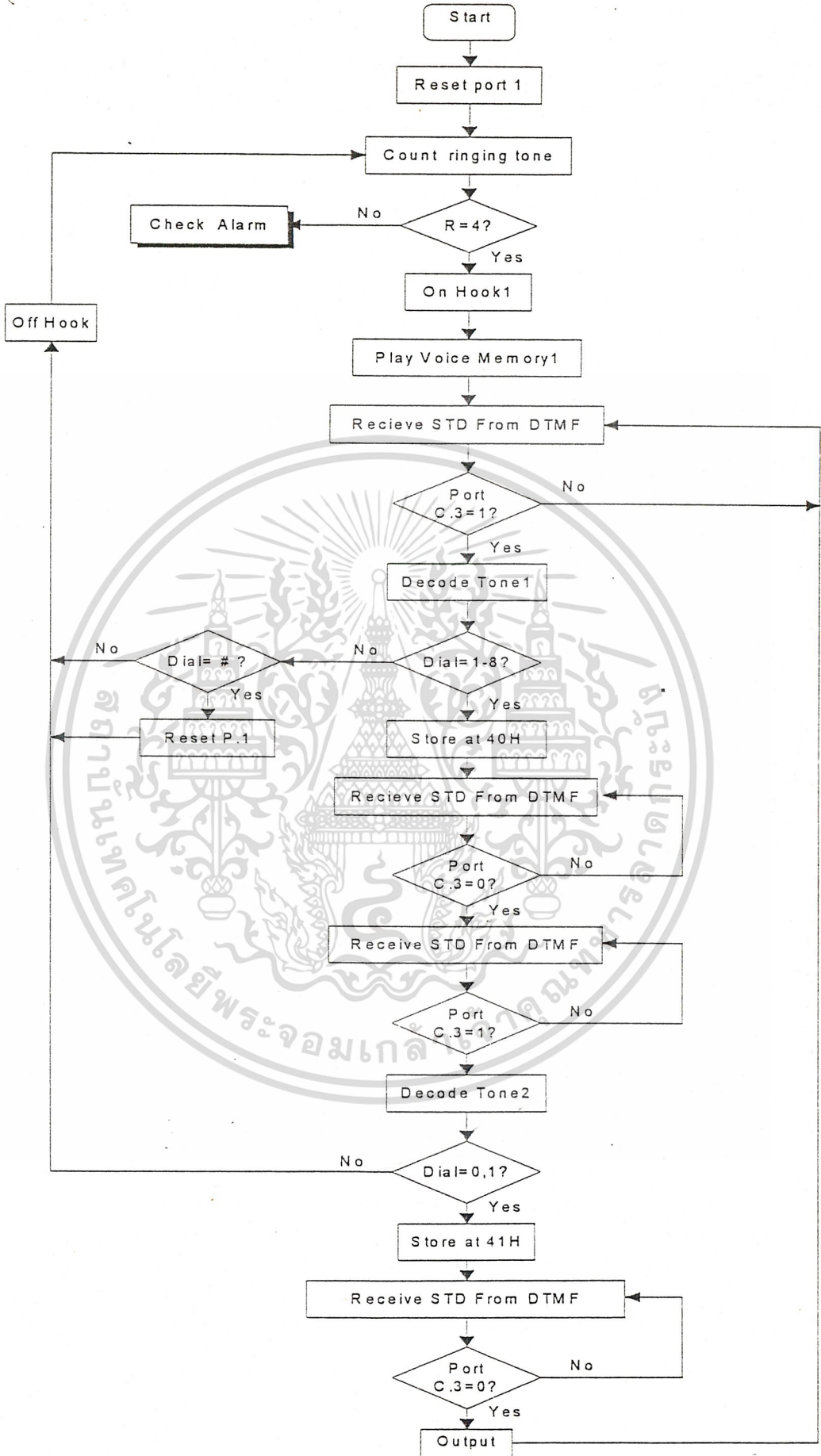
- พอร์ต A.0 ส่งสัญญาณ ควบคุมหน่วยความจำในวงจรบันทึกเสียง (บิท D0)
- พอร์ต A.1 ส่งสัญญาณ ควบคุมหน่วยความจำในวงจรบันทึกเสียง (บิท D1)
- พอร์ต A.2 ส่งสัญญาณ ควบคุมหน่วยความจำในวงจรบันทึกเสียง (บิท D2)
- พอร์ต A.3 ส่งสัญญาณ ควบคุมหน่วยความจำในวงจรบันทึกเสียง (บิท D3)
- พอร์ต A.4 ส่งสัญญาณเปิดวงจรบันทึกเสียง (บิท D4)
- พอร์ต A.5 ส่งสัญญาณปิดวงจรบันทึกเสียง (บิท D5)
- พอร์ต A.6 ส่งสัญญาณเสียง
- พอร์ต A.7 ส่งสัญญาณควบคุมการยกหู วางหู
- พอร์ต B.0 รับสัญญาณที่ได้จากวงจรถอดรหัส(Q1)
- พอร์ต B.1 รับสัญญาณที่ได้จากวงจรถอดรหัส(Q2)
- พอร์ต B.2 รับสัญญาณที่ได้จากวงจรถอดรหัส(Q3)
- พอร์ต B.3 รับสัญญาณที่ได้จากวงจรถอดรหัส(Q4)
- พอร์ต C.0 รับสัญญาณจากวงจรเตือนไฟไหม้
- พอร์ต C.1 รับสัญญาณจากวงจรตรวจสอบสัญญาณกริ่งเรียก
- พอร์ต C.2 รับสัญญาณจากวงจรตรวจสอบสัญญาณไม่ว่าง
- พอร์ต C.3 รับสัญญาณSTDจากวงจรถอดรหัส
- พอร์ต C.4 ส่งสัญญาณไปวงจรเข้ารหัส (เข้าที่ขา A)
- พอร์ต C.5 ส่งสัญญาณไปวงจรเข้ารหัส (เข้าที่ขา B)
- พอร์ต C.6 ส่งสัญญาณไปวงจรเข้ารหัส (เข้าที่ขา C)
- พอร์ต C.7 ส่งสัญญาณไปวงจรเข้ารหัส (เข้าที่ขา D)

สัญญาณต่างๆ ที่สำคัญ

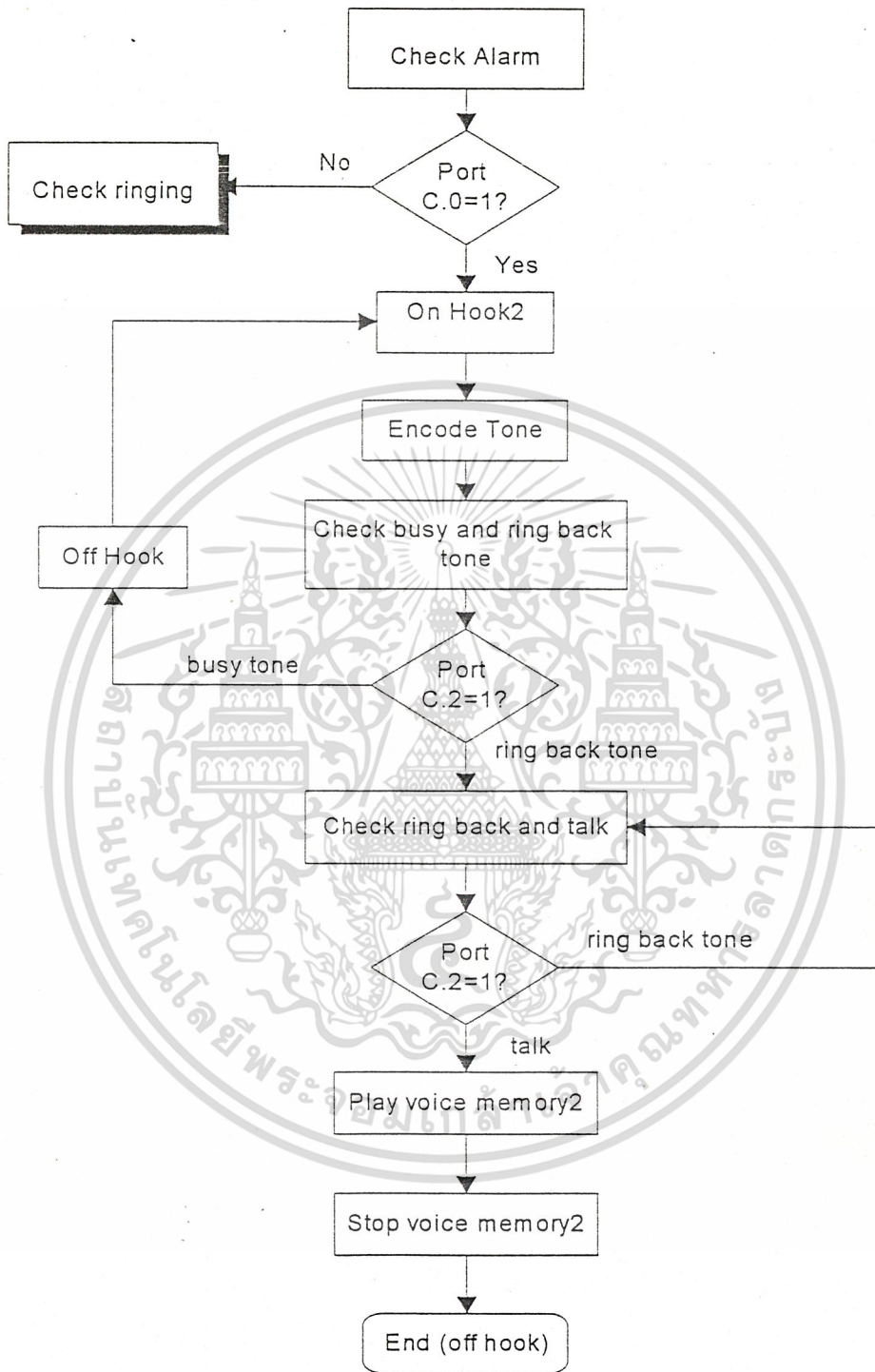
สัญญาณ STD มาจากวงจรถอดรหัส ซึ่งสัญญาณ STD นี้จะทำให้ ซี พี ยู ทราบว่ามีการกดปุ่มแล้ว เพื่อให้ ซี พี ยู ทำการรับคำสั่งจากวงจรถอดรหัส แล้วนำไปประมวลผลถ้ามีการกดปุ่ม STD มีค่าเท่ากับ 1 และถ้ามีการปล่อยปุ่ม STD มีค่าเท่ากับ 0

สัญญาณยกเลิกการทำงาน เมื่อวางหูโทรศัพท์จะมีสัญญาณไม่ว่างทำให้ ฮาร์ดแวร์ ส่งสัญญาณพัลส์ออกมา เพื่อให้ ซี พี ยู ทราบว่ามีการยกเลิกการทำงาน

สัญญาณ เปิด-ปิด รีเลย์ จะได้จาก PB-SB31 เพื่อใช้ในการยกหรือวางหูโทรศัพท์



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 6

การทดลองและผลการทดลอง

การทดลอง

ส่วนของการสั่งให้อุปกรณ์ไฟฟ้าในบ้านเปิดหรือปิด มีหลักการทำงานดังนี้

- 1) เมื่อโทรเรียกเข้ามาภายในบ้านครบ 4 ครั้ง เครื่องจะทำการรับสายโดยอัตโนมัติ
- 2) หลังจากสัญญาณเสียงพูดจบลง ทำการกดหมายเลข
- 3) กดหมายเลขตัวแรก คือการเลือกอุปกรณ์ไฟฟ้า 8 ชนิด
- 4) กดหมายเลขตัวที่สอง ทำการเลือกว่าปิดหรือเปิดอุปกรณ์นั้น โดยหมายเลข 0 หมายถึง ปิด อุปกรณ์ และหมายเลข 1 หมายถึง เปิดอุปกรณ์
- 5) เมื่อสั่งงานเสร็จ จะทำการวางหู ให้กดหมายเลข 9
- 6) ถ้าต้องการปิดอุปกรณ์ทุกชนิด ให้กด “#”

ส่วนของวงจรเตือนไฟไหม้

ขณะเกิดเพลิงไหม้ เครื่องจะทำการโทรออกอัตโนมัติ ไปแจ้งเหตุยังหมายเลขที่กำหนดไว้ในโปรแกรม(ในการทดลองนี้ เลือกใช้หมายเลข 567) โดยวงจรบันทึกเสียง

ผลการทดลอง

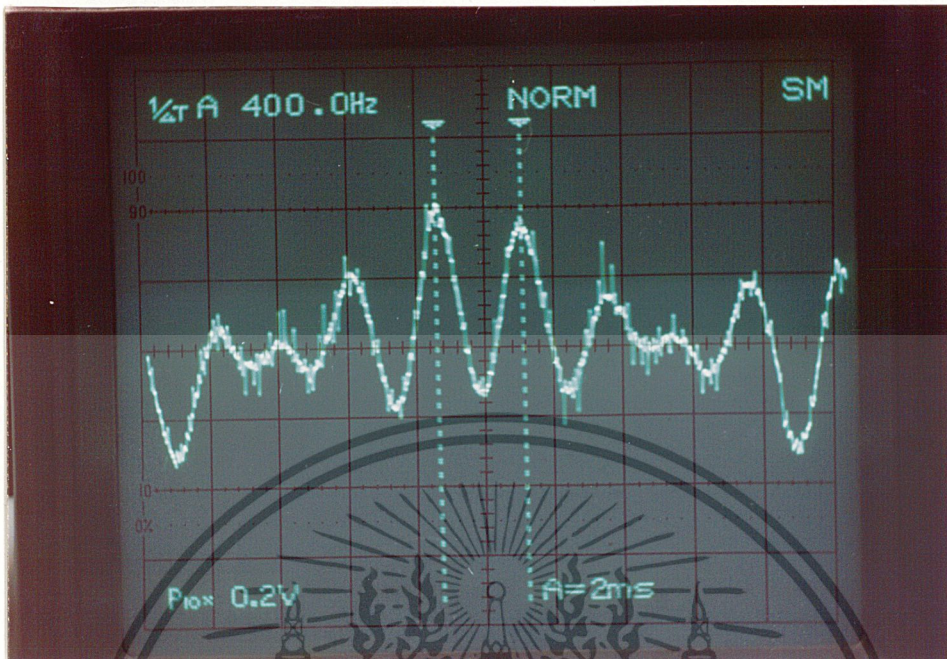
จากโครงการนี้ เราสามารถใช้งานได้จริง ดังตัวอย่างการใช้งานต่อไปนี้

- กด 11 เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 1
- กด 10 ปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 1
- กด 21 เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 2
- กด 20 ปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 2
- กด 31 เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 3
- กด 41 เปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 4
- กด # ปิดอุปกรณ์ทุกชนิด
- กด 9 เลิกการทำงาน

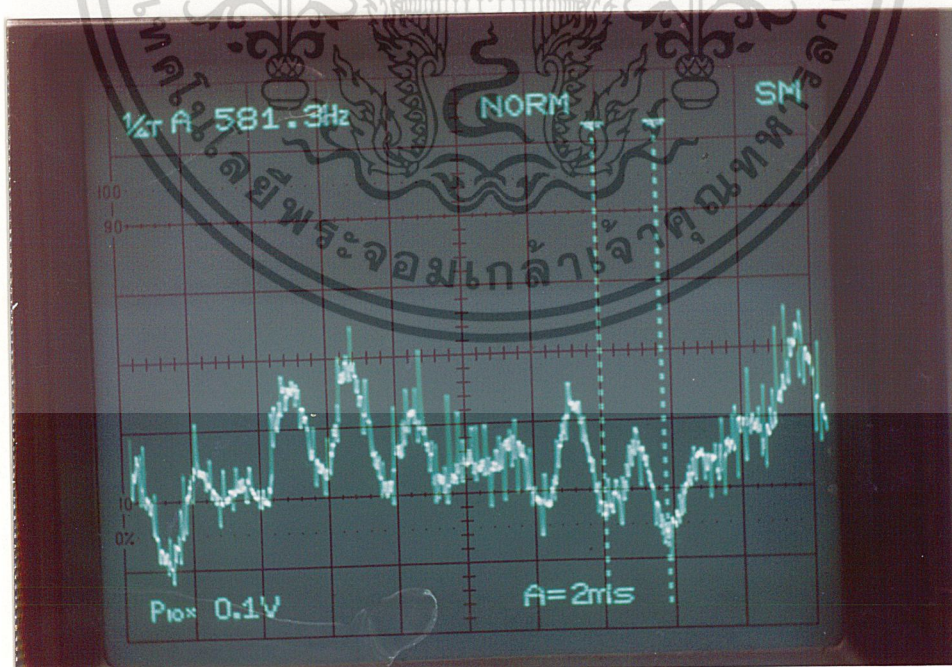
ส่วนของวงจรบันทึกเสียง เราสามารถอัดในระยะเวลา ทุกช่องทั้งหมด 60 วินาที



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

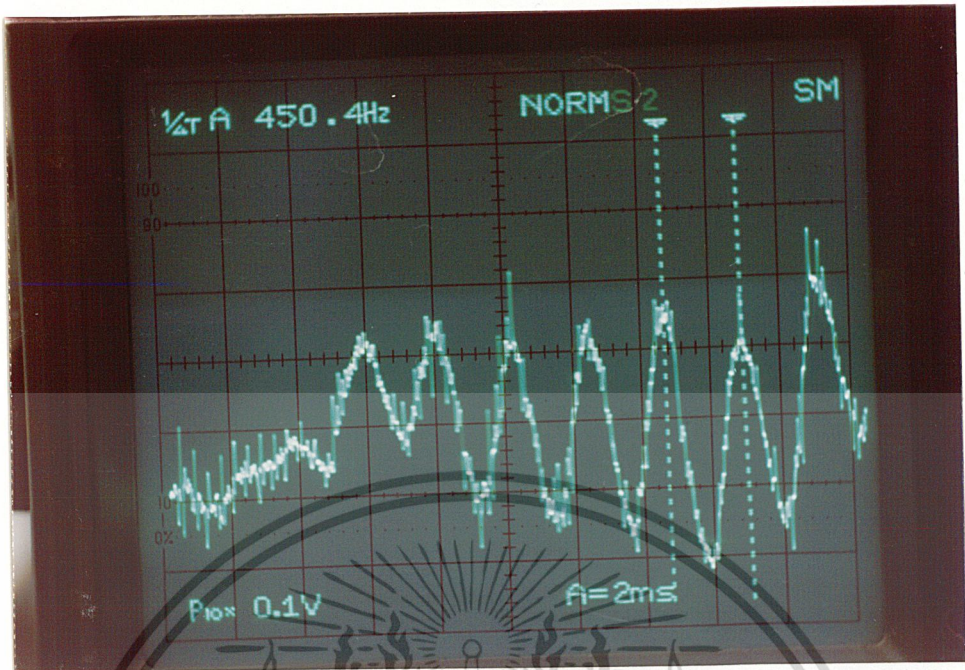


รูปที่ 6.1 สัญญาณให้หมุน (Dial Tone) จากคู่สายโทรศัพท์

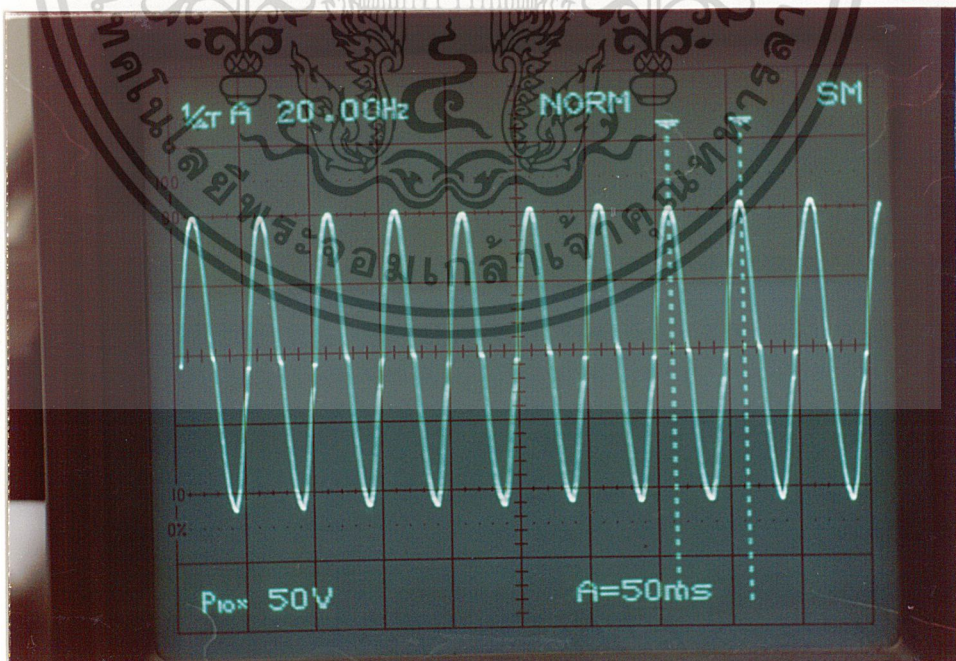


รูปที่ 6.2 สัญญาณไม่ว่าง (Busy Tone) จากคู่สายโทรศัพท์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

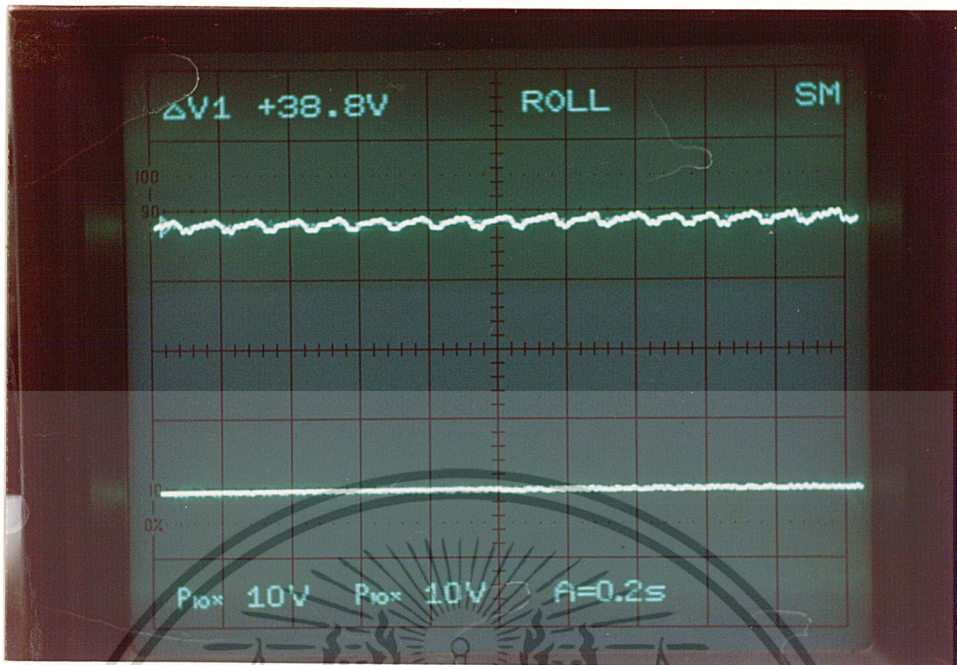


รูปที่ 6.3 สัญญาณเรียกกลับ (Ring Back Tone) จากคู่สายโทรศัพท์

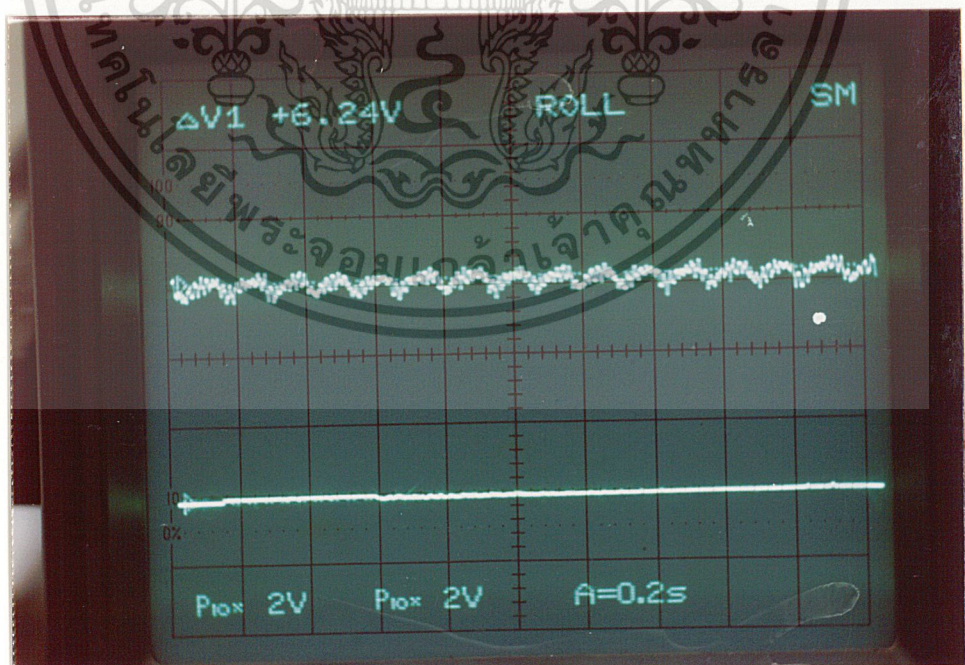


รูปที่ 6.4 สัญญาณกริ่งเรียก (Ringing tone) จากคู่สายโทรศัพท์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

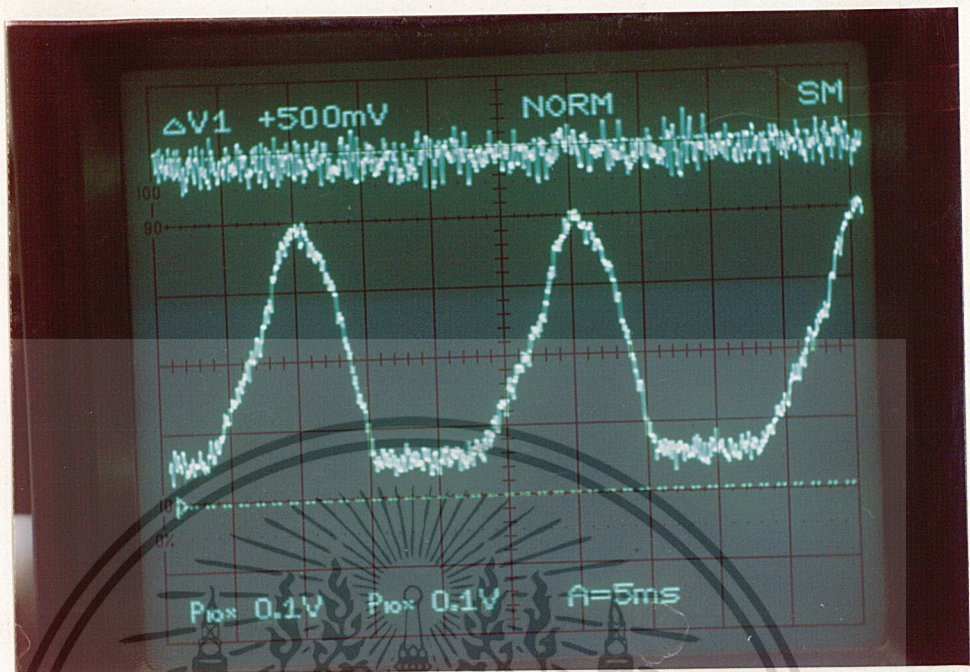


รูปที่ 6.5 สัญญาณจากคู่สายโทรศัพท์ขณะวางหู (รวมไฟตรงจากชุมสายโทรศัพท์)

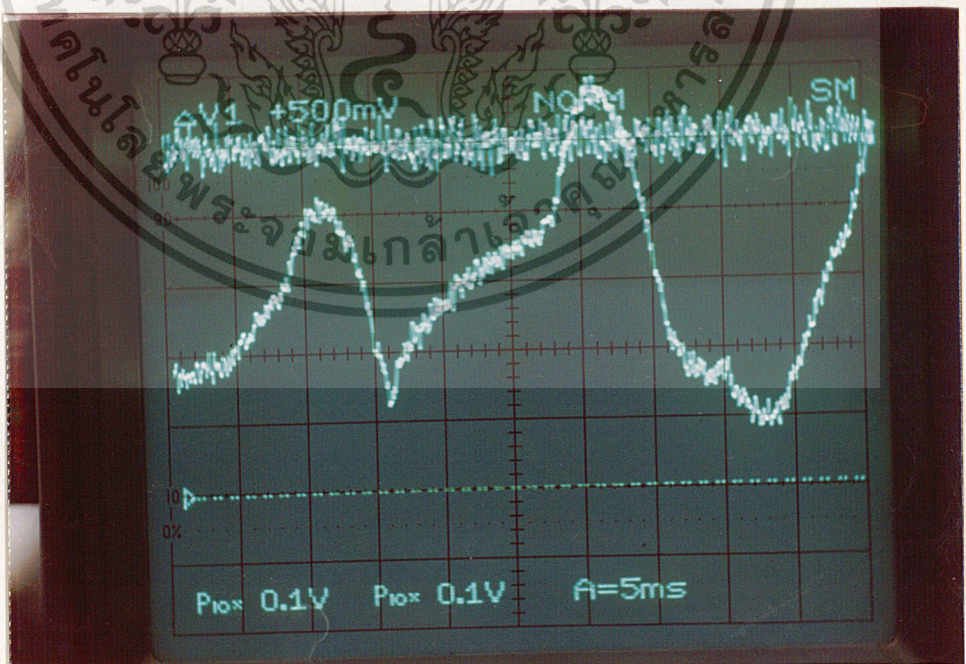


รูปที่ 6.6 สัญญาณจากคู่สายโทรศัพท์ขณะยกหู (รวมไฟตรงจากชุมสายโทรศัพท์)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

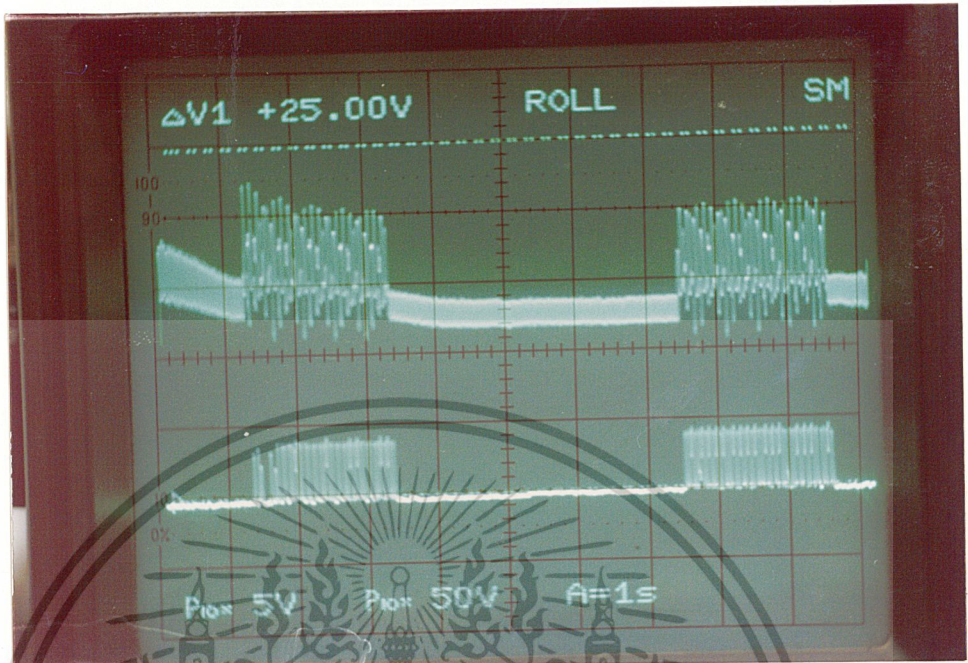


รูปที่ 6.7 สัญญาณที่จุด x (พร้อมความต้านทาน 10 K) เทียบกับจุด Y (พร้อมไดโอด) ขณะไม่มีสัญญาณกริ่งเรียก

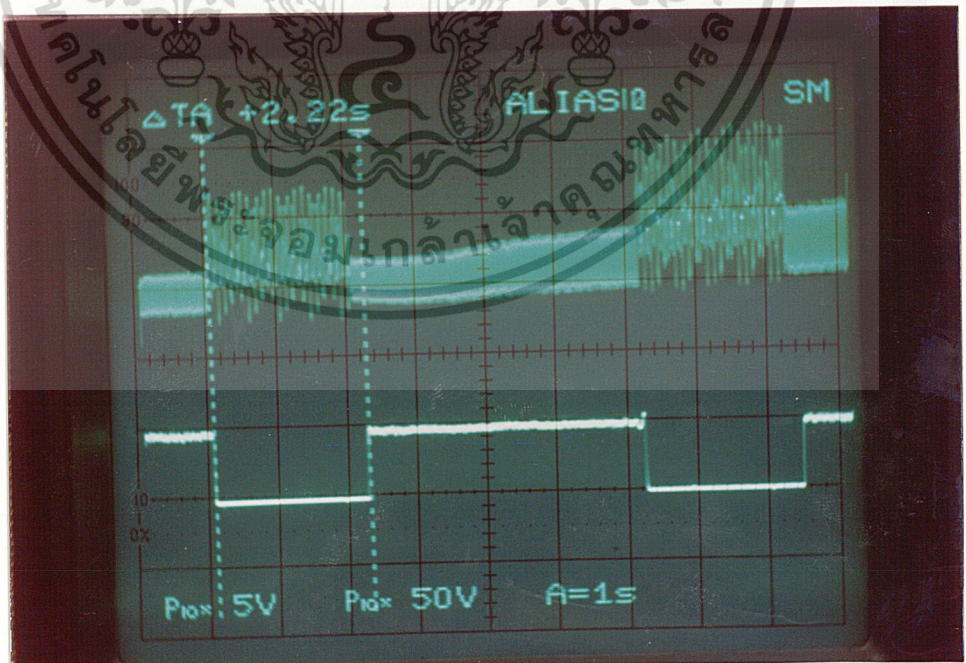


รูปที่ 6.8 สัญญาณที่จุด x เทียบกับจุด Y ขณะมีสัญญาณกริ่งเรียก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.9 สัญญาณที่จุด Z เทียบกับจุด W

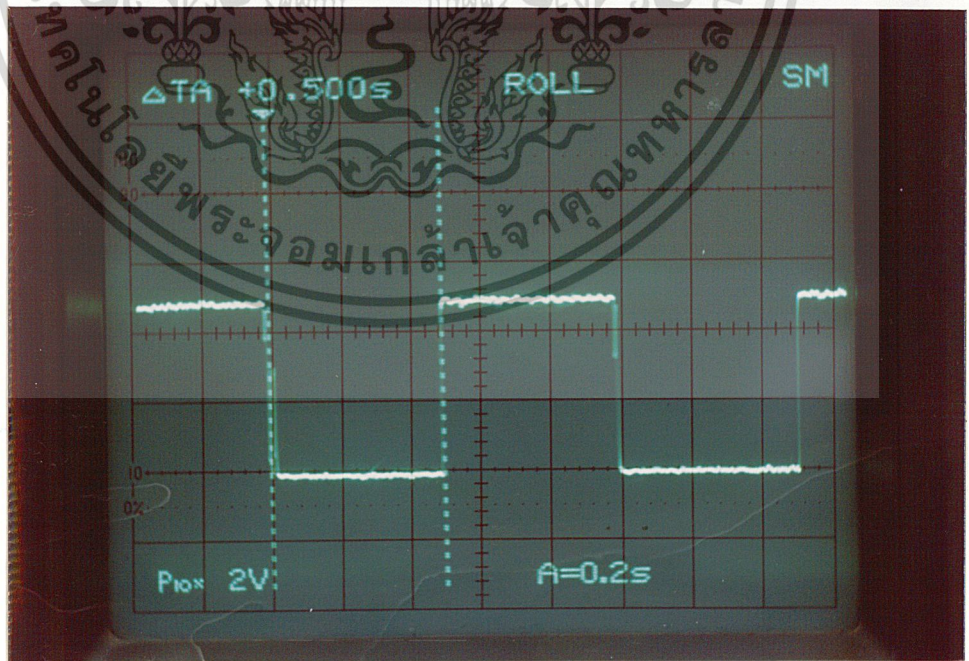


รูปที่ 6.10 สัญญาณที่จุด Z เทียบกับจุด C (ขา 6 ของ ไอซี 74122)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

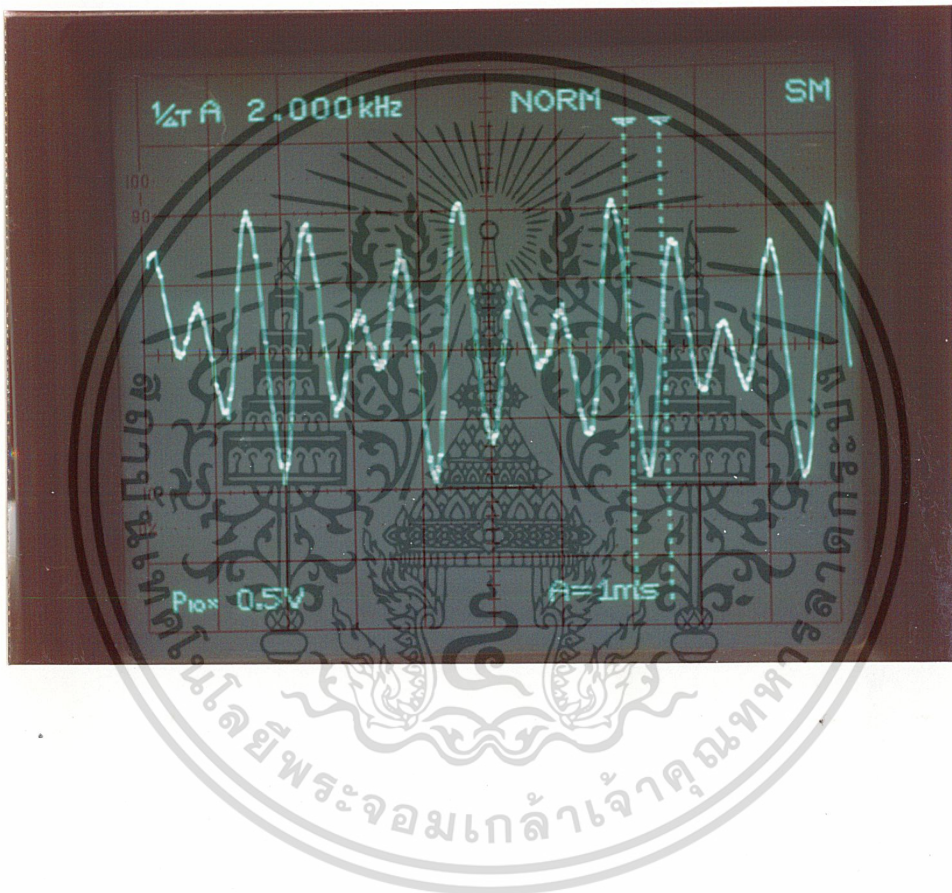


รูปที่ 6.11 สัญญาณจากไอซี 567 ขณะสัญญาณไม่ว่าง



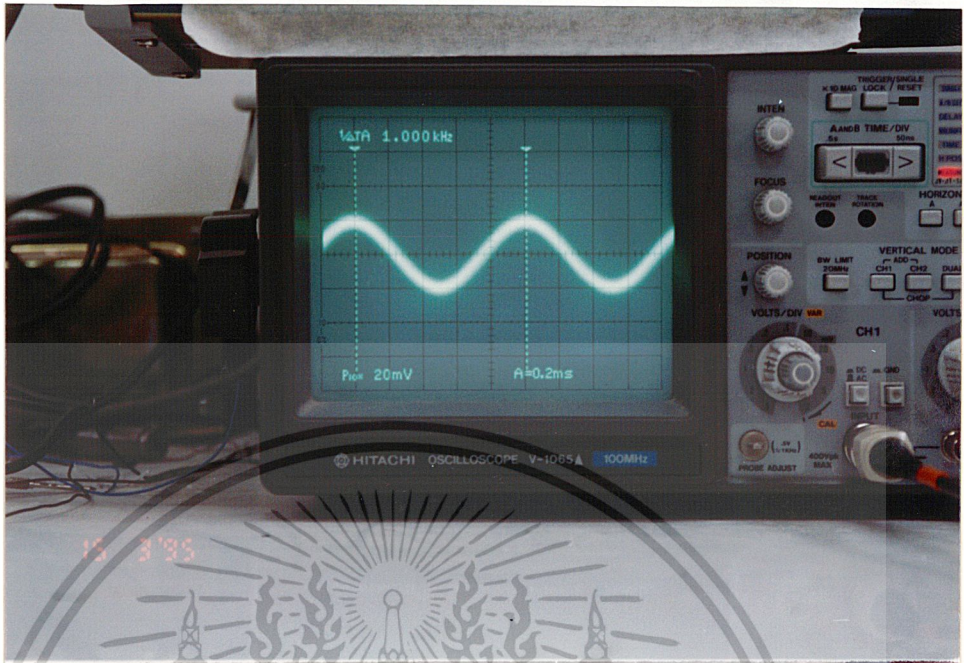
รูปที่ 6.12 สัญญาณไม่ว่างหลังจากผ่านโมนอสเตเบิล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

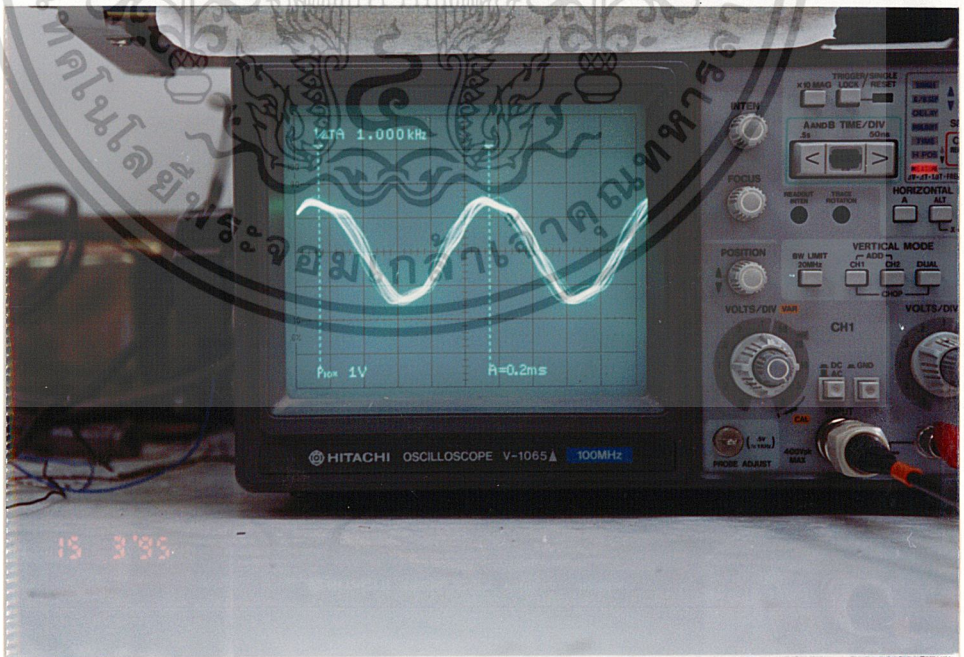


รูปที่ 6.13 สัญญาณ DTMF ขณะกดหมายเลข 0

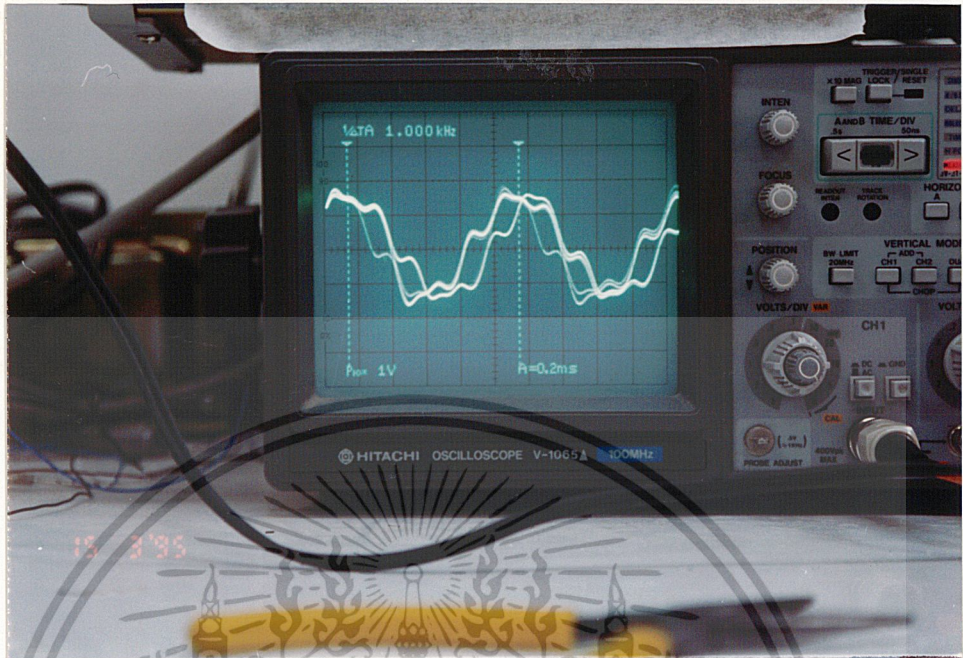
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



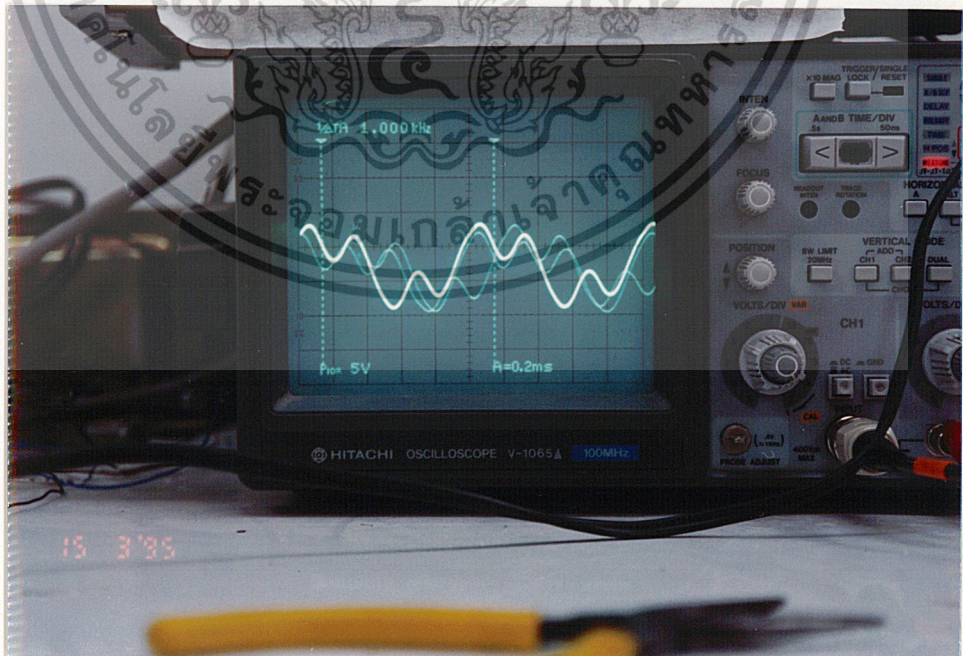
รูปที่ 6.14 สัญญาณ Sine ที่ป้อนเข้าวงจรบันทึกเสียง



รูปที่ 6.15 สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแซมปิลิ่ง 32 kb/s เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 6.16 สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแชนป์ถึง 16 kb/s



รูปที่ 6.17 สัญญาณเอาต์พุต จากวงจรบันทึกเสียงขณะใช้สัญญาณการแชนป์ถึง 8 kb/s
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 7

สรุปและวิจารณ์

ส่วนของโครงการในด้านการเปิด-ปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า ได้ผลออกมาตามที่ต้องการซึ่งในแต่ละส่วนจะได้ผลดังต่อไปนี้

- ในส่วนของวงจรตรวจจับสัญญาณกริ่งเรียก จะต้องมีการปรับค่าความต้านทานในวงจร เพื่อให้ตรวจจับสัญญาณได้ ถ้าระบบ PABX ต่างกัน จะต้องทำการปรับค่าความต้านทานที่ต่างกัน เนื่องจากระดับโวลต์เตจของสัญญาณกริ่งเรียกต่างกัน

- ในส่วนของการถอดรหัส จะใช้ไอซีเบอร์ TM 8870 ซึ่งเป็นไอซีสำเร็จรูปที่มีวงจรข้างในซับซ้อน และง่ายต่อการเสียหาย

- ในส่วนของวงจรบันทึกเสียง จากการทดลองพบว่า เสียงที่ออกมาจะเป็นเสียงที่ไม่คมชัด อันเนื่องมาจากอัตราการแซมปลิงที่ต่ำ (16 kbps) แต่ถ้าเราใช้อัตราการแซมปลิงที่สูงขึ้น (32 kbps) จะทำให้ระยะเวลาที่บันทึกเสียงสั้นลงเป็นผลเนื่องมาจากจำนวนบิตที่เก็บต่อช่องเพิ่มขึ้น ทำให้เนื้อที่ของ แรม มากขึ้น

- ในส่วนของวงจรโทรออกอัตโนมัติ จะใช้ไอซีเบอร์ TCM5087 เป็นตัวเข้ารหัส ซึ่งผลิตความถี่ DTMF ออกมา และจะต้องมีวงจรมาต่อเพื่อให้อิมพีแดนซ์แมทซ์ซิ่งกับสายโทรศัพท์ และที่สำคัญ ในส่วนการโทรออกอัตโนมัติเราต้องมีวงจรตรวจจับสัญญาณไม่ว่างและสัญญาณเรียกกลับ (Ringback tone) เพื่อให้สามารถนำไปใช้งานได้อย่างสมบูรณ์ ในโครงการนี้ใช้ ไอซีเบอร์ LM567 เป็นตัวตรวจจับสัญญาณต่าง ๆ ซึ่งมีความไวสูง ทำให้ยากแก่การปรับหาค่าความถี่กลางในการตรวจจับสัญญาณออกมา

โครงการนี้ได้ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 มาควบคุมฮาร์ดแวร์ทั้งหมดซึ่งการควบคุมนี้ได้ใช้ภาษาแอสเซมบลีเขียนโปรแกรม และในส่วนหลักของการโทรออกอัตโนมัติ จะต้องทำการเขียนโปรแกรมในการตรวจว่าเป็นสัญญาณไม่ว่าง หรือสัญญาณเรียกกลับ

อนึ่งการพัฒนาโครงการนี้ให้สมบูรณ์ยิ่งขึ้นทำได้โดย

- พัฒนาระบบเตือนภัยให้ใช้งานได้กว้างขวางขึ้น เช่น สามารถใช้งานเป็นระบบตัดไฟอัตโนมัติ และ ระบบกันขโมยโดยการแจ้งเหตุร้ายไปยังหมายเลขต่าง ๆ ได้

- นำเครื่องเตือนภัยและสัญญาณทางโทรศัพท์อัตโนมัติมาใช้กับระบบคลื่นวิทยุไร้สาย เพื่อความสะดวกยิ่งขึ้น

- สามารถเพิ่มวงจรเทปบันทึกเสียงโดยการควบคุมจากไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031

กิตติกรรมประกาศ

ปริญญานิพนธ์ฉบับนี้ ประสบความสำเร็จได้ด้วยความร่วมมือจากหลายฝ่าย ทั้งอาจารย์ที่คอยให้คำแนะนำ ทั้งในด้านทฤษฎีและด้านปฏิบัติ คณะผู้จัดทำขอขอบพระคุณผู้ที่มีส่วนสำคัญที่สุดของปริญญานิพนธ์นี้ ดร.กอบชัย เดชหาญ ที่ได้ช่วยเป็นที่ปรึกษาในการจัดทำปริญญานิพนธ์นี้ให้สำเร็จลุล่วงไปด้วยดี

และขอขอบคุณคณาจารย์และเจ้าหน้าที่ภาควิชาโทรคมนาคม คณะวิศวกรรมศาสตร์ รวมทั้งเพื่อนๆ นักศึกษาทุกคนและผู้ที่มีส่วนร่วมในการจัดทำปริญญานิพนธ์นี้ให้สำเร็จตามวัตถุประสงค์ทุกท่าน



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เอกสารอ้างอิง

- [1] Ayala, K.J., "The 8051 Microcontroller Architecture, Programming and Applications," West Publishing Company, 1991.
- [2] Leventhal, L.A., "8080A/8085 Assembly Language Programming," Osborne & Associates Inc, California, 1978.
- [3] Short, K.L., "Microprocessor and Programmed Logic," Prentice-Hall Inc, New Jersey, 1981.
- [4] สุนทร วิฑูรพรณ์ ; "การใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล 8051", ซีเอ็ดยูเคชั่น, กรุงเทพฯ 2537
- [5] สุนทร วิฑูรพรณ์ ; "การโปรแกรมภาษาแอสเซมบลีของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล 8051", ซีเอ็ดยูเคชั่น, กรุงเทพฯ 2537
- [6] ไอซีน่าสน ; " MT8870" , เซมิคอนดักเตอร์อิเล็กทรอนิกส์, ฉบับที่ 88 , หน้า 210-214, กันยายน-ตุลาคม 2531
- [7] วิรัช ลิ้มไพบูลย์ , "วงจรเตือนไฟไหม้" , รวมโครงการเล่ม 2 , หน้า 45-46
- [8] สมชาย วิศิษฎ์ภาค , "ชุดวิเคราะห์เสียงพูด" , อิเล็กทรอนิกส์เวิร์ด, กรุงเทพฯ 2530 , ฉบับที่ 112 , หน้า 21-26



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

1
2      ORG      2200H
3
4      PORTA    EQU    0E0E0H
5      PORTB    EQU    0E0E1H
6      PORTC    EQU    0E0E2H
7      CTRL     EQU    0E0E3H
8
9      ;*****SET CONTROL PORT*****
10     2200 90E0E3    MOV    DPTR,#CTRL
11     2203 7483      MOV    A,#83H           ;set control ports
12     2205 F0        MOVX  @DPTR,A
13     ;*****CLEAR OUTPUT PORT*****
14     2206 E4        CLR   A
15     2207 F590      MOV   P1,A           ;reset port1
16     2209 90E0E0    MOV   DPTR,#PORTA    ;clear voice memory
17     220C 7400      MOV   A,#00H
18     220E F0        MOVX  @DPTR,A
19     220F 90E0E2    MOV   DPTR,#PORTC    ;clear encode tone
20     2212 74F0      MOV   A,#0F0H
21     2214 F0        MOVX  @DPTR,A
22
23     ;*****ON-OFF ELECTRONICS CONTROL*****
24     2215 90E0E2    CHKIN: MOV DPTR,#PORTC ;read portc
25     2218 E0        MOVX  A,@DPTR
26     2219 30E106    JNB  ACC.1,RING      ;check ringing
27     221C 20E012    JB   ACC.0,ALARM     ;check alarm
28     221F 022215    LJMP CHKIN
29     2222 7A04      RING:  MOV  R2,#04H
30     2224 E0        COUNT1: MOVX A,@DPTR
31     2225 30E1FC    JNB  ACC.1,COUNT1
32     2228 E0        COUNT2: MOVX A,@DPTR
33     2229 20E1FC    JB   ACC.1,COUNT2
34     222C DAF6      DJNZ R2,COUNT1
35     222E 022234    LJMP ONHOOK1
36
37     2231 022363    ALARM: LJMP ONHOOK2
38
39     2234 90E0E0    ONHOOK1: MOV DPTR,#PORTA ;read port a
40     2237 7480      MOV  A,#80H          ;set portc bit 7
41     2239 F0        MOVX  @DPTR,A
42     223A 02223D    LJMP VOICE1
43
44
45     223D 90E0E0    VOICE1: MOV DPTR,#PORTA ;play voice 1
46     2240 7491      MOV  A,#91H
47     2242 F0        MOVX  @DPTR,A
48     2243 12241E    LCALL REST
49     2246 30E0E0    MOV  DPTR,#PORTA
50     2249 7481      MOV  A,#81H
51     224B F0        MOVX  @DPTR,A
52
53     224C 90E0E2    PRESS1: MOV DPTR,#PORTC
54     224F E0        MOVX  A,@DPTR
55     2250 30E3F9    JNB  ACC.3,PRESS1   ;check std signal
56     2253 90E0E1    MOV  DPTR,#PORTB    ;read data from DTMF 1'st
57     2256 E0        MOVX  A,@DPTR
58     2257 540F      ANL  A,#0FH

```

เอกสารนี้เป็นทรัพย์สินของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

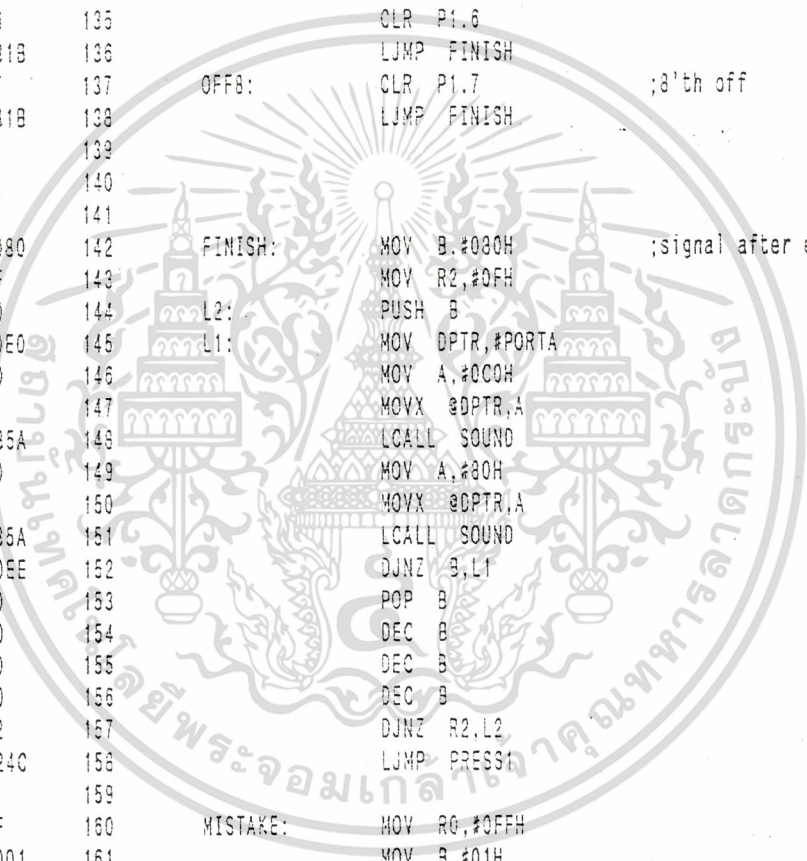
```

2259 B40903 59 DIAL9: CJNE A,#09H,DIAL0 ;check push"9"
225C 022341 60 LJMP MISTAKE
225F B40A03 61 DIAL0: CJNE A,#0AH,DIALZ ;check push"0"
2262 022341 62 LJMP MISTAKE
2265 B40C03 63 DIALZ: CJNE A,#0CH,DIALX ;check push"C"
2268 022434 64 LJMP RES ;all equipments off
226B B40B03 65 DIALX: CJNE A,#0BH,STORE ;check push"B"
226E 022341 66 MISTAKE1: LJMP MISTAKE
67
68
2271 F540 69 STORE: MOV 40H,A ;store first digit at40H
2273 90E0E2 70 STD1: MOV DPTR,#PORTC ;check stopped first digit
2276 E0 71 MOVX A,@DPTR
2277 20E3F9 72 JB ACC.3,STD1
73
227A E0 74 PRESS2: MOVX A,@DPTR
227B 30E3FC 75 JNB ACC.3,PRESS2
227E 90E0E1 76 MOV DPTR,#PORTB ;read data from DTMF 2'nd
2281 E0 77 MOVX A,@DPTR
2282 540F 78 ANL A,#0FH
2284 B40A05 79 DIALS0: CJNE A,#0AH,DIAL1
2287 F541 80 MOV 41H,A
2289 022291 81 LJMP STD2
223C B4010F 82 DIAL1: CJNE A,#01H,MISTAKE1
228F F541 83 MOV 41H,A
2291 90E0E2 84 STD2: MOV DPTR,#PORTC ;check stopped second digit
2294 E0 85 MOVX A,@DPTR
2295 20E3F9 86 JB ACC.3,STD2
2298 E541 87 OUTPUT: MOV A,41H ;show output
229A B4013F 88 CJNE A,#01H,OFF
89
229D E540 90 ON: MOV A,40H
229F B40105 91 ON1: CJNE A,#01H,ON2 ;1'st on
22A2 D290 92 SETB P1.0
22A4 02231B 93 LJMP FINISH
22A7 B40205 94 ON2: CJNE A,#02H,ON3 ;2'nd on
22AA D291 95 SETB P1.1
22AC 02231B 96 LJMP FINISH
22AF B40305 97 ON3: CJNE A,#03H,ON4 ;3'rd on
22B2 D292 98 SETB P1.2
22B4 02231B 99 LJMP FINISH
22B7 B40405 100 ON4: CJNE A,#04H,ON5 ;4'th on
22BA D293 101 SETB P1.3
22BC 02231B 102 LJMP FINISH
22BF B40505 103 ON5: CJNE A,#05H,ON6 ;5'th on
22C2 D294 104 SETB P1.4
22C4 02231B 105 LJMP FINISH
22C7 B40605 106 ON6: CJNE A,#06H,ON7 ;6'th on
22CA D295 107 SETB P1.5
22CC 02231B 108 LJMP FINISH
22CF B40705 109 ON7: CJNE A,#07H,ON8 ;7'th on
22D2 D296 110 SETB P1.6
22D4 02231B 111 LJMP FINISH
22D7 D297 112 ON8: SETB P1.7 ;8'th on
22D9 02231B 113 LJMP FINISH
114
22DC E540 115 OFF: MOV A,40H
22DE B40105 116 OFF1: CJNE A,#01H,OFF2 ;1'st off
22E1 0290 117 CLR P1.0
    
```

เอกสารนี้เป็นลิขสิทธิ์งานเพื่อการใช้งานส่วนบุคคลเท่านั้น ไม่อนุญาตให้ทำซ้ำหรือใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ หากมีให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

22E3 02231B 118          LJMP FINISH
22E6 B40205 119          OFF2: CJNE A,#02H,OFF3      ;2'nd off
22E9 C291 120          CLR P1.1
22EB 02231B 121          LJMP FINISH
22EE B40305 122          OFF3: CJNE A,#03H,OFF4      ;3'rd off
22F1 C292 123          CLR P1.2
22F3 02231B 124          LJMP FINISH
22F6 B40405 125          OFF4: CJNE A,#04H,OFF5      ;4'th off
22F9 C293 126          CLR P1.3
22FB 02231B 127          LJMP FINISH
22FE B40505 128          OFF5: CJNE A,#05H,OFF6      ;5'th off
2301 C294 129          CLR P1.4
2303 02231B 130          LJMP FINISH
2306 B40605 131          OFF6: CJNE A,#06H,OFF7      ;6'th off
2309 C295 132          CLR P1.5
230B 02231B 133          LJMP FINISH
230E B40705 134          OFF7: CJNE A,#07H,OFF8      ;7'th off
2311 C296 135          CLR P1.6
2313 02231B 136          LJMP FINISH
2316 C297 137          OFF8: CLR P1.7              ;8'th off
2318 02231B 138          LJMP FINISH
139
140
141
231B 75F080 142          FINISH: MOV B,#080H          ;signal after equipments on-off
231E 7A0F 143          MOV R2,#0FH
2320 C0F0 144          L2: PUSH B
2322 90E0E0 145          L1: MOV DPTR,#PORTA
2325 74C0 146          MOV A,#0C0H
2327 F0 147          MOVX @DPTR,A
2329 12235A 148          LCALL SOUND
232B 7480 149          MOV A,#80H
232D F0 150          MOVX @DPTR,A
232E 12235A 151          LCALL SOUND
2331 D5F0EE 152          DJNZ B,L1
2334 D0F0 153          POP B
2336 15F0 154          DEC B
2338 15F0 155          DEC B
233A 15F0 156          DEC B
233C DAE2 157          DJNZ R2,L2
233E 02224C 158          LJMP PRESS
159
2341 78FF 160          MISTAKE: MOV R0,#0FFH
2343 75F001 161          MOV B,#01H
2346 90E0E0 162          SIGNAL: MOV DPTR,#PORTA      ;alarm after press wrong number
2349 74C0 163          MOV A,#0C0H
234B F0 164          MOVX @DPTR,A
234C 12242B 165          LCALL DLY
234F 7480 166          MOV A,#80H
2351 F0 167          MOVX @DPTR,A
2352 12242B 168          LCALL DLY
2355 D8EF 169          DJNZ R0,SIGNAL
2357 0223EA 170          LJMP OFFHOOK1
171
235A C0F0 172          SOUND: PUSH B
235C 00 173          SOUNDY: NOP
235D D5F0FC 174          DJNZ B,SOUNDY
2360 D0F0 175          POP B
2362 22 176          RET
    
```



เอกสารนี้เป็นที่สงวนลิขสิทธิ์การใช้งานเพื่อการพาณิชย์เท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

177
178 ;*****ALARM CONTROL*****
2363 90E0E0 179 ONHOOK2: MOV DPTR,#PORTA ;start fire alarm
2366 7430 180 MOV A,#80H
2368 F0 181 MOVX @DPTR,A
182
2369 7915 183 BREAK: MOV R1,#15H ;delay 2 sec
236B 7AFF 184 BREAK1: MOV R2,#0FFH
236D 7BFF 185 BREAK2: MOV R3,#0FFH
236F DBFE 186 BREAK3: DJNZ R3,BREAK3
2371 DAFA 187 DJNZ R2,BREAK2
2373 D9F6 188 DJNZ R1,BREAK1
189
2375 90E0E2 190 DECODE1: MOV DPTR,#PORTC ;dial"3"
2378 7430 191 MOV A,#30H
237A F0 192 MOVX @DPTR,A
237B 1223A0 193 LCALL DELAY
237E 12239C 194 LCALL STOP1
2381 90E0E2 195 DECODE2: MOV DPTR,#PORTC ;dial"0"
2384 7400 196 MOV A,#00H
2386 F0 197 MOVX @DPTR,A
2387 1223A0 198 LCALL DELAY
238A 12239C 199 LCALL STOP1
238D 90E0E2 200 DECODE3: MOV DPTR,#PORTC ;dial"5"
2390 7450 201 MOV A,#50H
2392 F0 202 MOVX @DPTR,A
2393 1223A0 203 LCALL DELAY
2396 12239C 204 LCALL STOP1
2399 0223A0 205 LUMP DESIRE
206
239C 74F0 207 STOP1: MOV A,#0F0H
239E F0 208 MOVX @DPTR,A
239F 22 209 RET
210
23A0 7902 211 DELAY: MOV R1,#02H ;delay 0.25 sec
23A2 7AFF 212 DELAY1: MOV R2,#0FFH
23A4 ABFF 213 DELAY2: MOV R3,#FFH
23A6 DBFE 214 DELAY3: DJNZ R3,DELAY3
23A8 DAFA 215 DJNZ R2,DELAY2
23AA D9F6 216 DJNZ R1,DELAY1
23AC 22 217 RET
218
23AD 122454 219 DESIRE: LCALL BR ;check busy or ring back tone
23B0 7810 220 MOV R0,#10H
23B2 A9FF 221 DESIRE1: MOV R1,0FFH
23B4 AAFF 222 DESIRE2: MOV R2,0FFH
23B6 90E0E2 223 DESIRE3: MOV DPTR,#PORTC
23B9 E0 224 MOVX A,@DPTR
23BA 30E209 225 JNB ACC.2,VOICE
23BD DAF7 226 DJNZ R2,DESIRE3
23BF D3F3 227 DJNZ R1,DESIRE2
23C1 D3EF 228 DJNZ R0,DESIRE1
23C3 1223F3 229 LCALL OFFHOOK2
230
23C6 122447 231 VOICE: LCALL WWW
23C9 90E0E0 232 MOV DPTR,#PORTA ;reset start,stop,rec bit
23CC 7483 233 MOV A,#83H
23CE F0 234 MOVX @DPTR,A
23CF 90E0E0 235 MOV DPTR,#PORTA

```

เอกสารนี้ 23CF 90E0E0 ที่ส่ง 235 สำหรับ PLAY:ใช้งานเพื่อ MOV DPTR,#PORTA ไม่นอญ;play voice memory โยชนด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

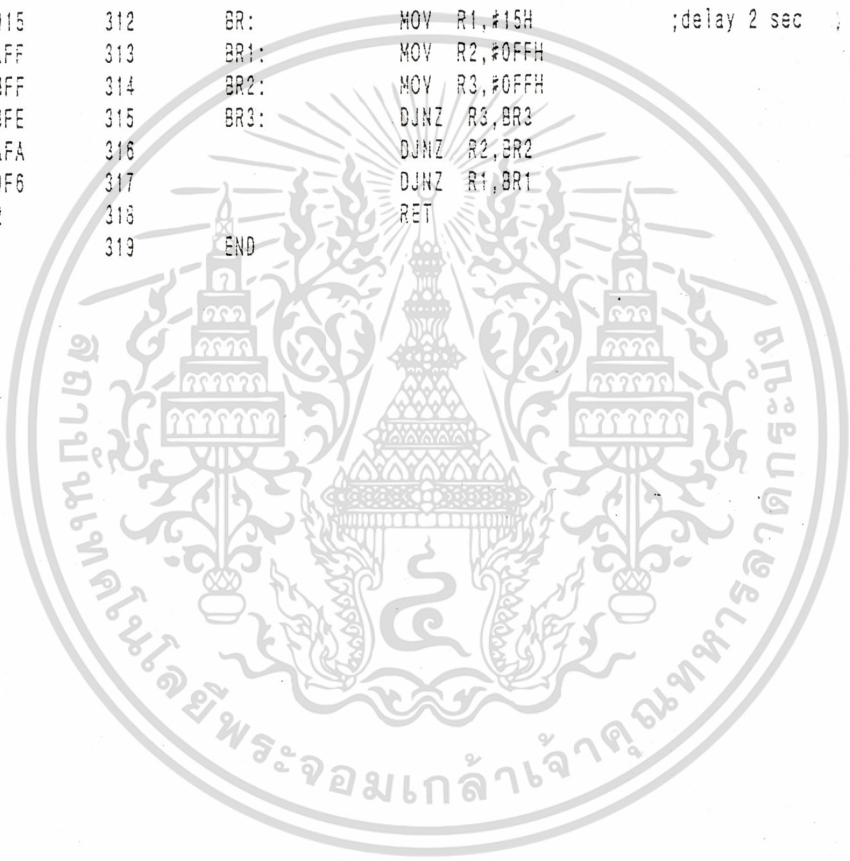
```

23D2 7493      236      MOV A,#93H
23D4 F0        237      MOVX @DPTR,A
23D5 1223FF    238      LCALL WAIT          ;wait play voice memory
23D8 90E0E0    239      MOV DPTR,#PORTA
23DB 7483      240      MOV A,#83H
23DD F0        241      MOVX @DPTR,A
23DE 90E0E0    242      MOV DPTR,#PORTA    ;play voice memory
23E1 7493      243      MOV A,#93H
23E3 F0        244      MOVX @DPTR,A
23E4 1223FF    245      LCALL WAIT          ;wait play voice memory
23E7 02240C    246      LJMP STOP2
                247
23EA 90E0E0    248      OFFHOOK1: MOV DPTR,#PORTA
23ED 7400      249      MOV A,#00H          ;reset portA bit7
23EF F0        250      MOVX @DPTR,A
23F0 022215    251      LJMP CHKIN
                252
23F3 90E0E0    253      OFFHOOK2: MOV DPTR,#PORTA
23F6 7400      254      MOV A,#00H
23F8 F0        255      MOVX @DPTR,A
23F9 122447    256      LCALL WWW
23FC 022363    257      LJMP ONHOOK2
                258
23FF 7996      259      WAIT:      MOV R1,#96H          ;wait 20 sec
2401 7AFF      260      WAIT1:    MOV R2,#0FFH
2403 7BFF      261      WAIT2:    MOV R3,#0FFH
2405 DBFE      262      WAIT3:    DJNZ R3,WAIT3
2407 DAFA      263      DJNZ R2,WAIT2
2409 D9F6      264      DJNZ R1,WAIT1
240B 22        265      RET
                266
240C 90E0E0    267      STOP2:    MOV DPTR,#PORTA    ;stop voice memory
240F 74A3      268      MOV A,#0A3H
2411 F0        269      MOVX @DPTR,A
2412 90E0E0    270      MOV DPTR,#PORTA
2415 7483      271      MOV A,#83H
2417 F0        272      MOVX @DPTR,A
2418 00        273      NOP
2419 00        274      NOP
241A 00        275      NOP
241B 0223EA    276      LJMP OFFHOOK1
                277
241E 7972      278      REST:    MOV R1,#72H          ;delay voice 15 sec
2420 7AFF      279      REST1:   MOV R2,#0FFH
2422 7BFF      280      REST2:   MOV R3,#0FFH
2424 DBFE      281      REST3:   DJNZ R3,REST3
2426 DAFA      282      DJNZ R2,REST2
2428 D9F6      283      DJNZ R1,REST1
242A 22        284      RET
                285
242B AAFO      286      DLY:     MOV R2,B
242D 7B00      287      DLY1:    MOV R3,#00H
242F DBFE      288      DLY2:    DJNZ R3,DLY2
2431 DAFA      289      DJNZ R2,DLY1
2433 22        290      RET
                291
2434 E4        292      RES:     CLR A              ;reset port1
2435 F590      293      MOV P1,A
2437 02224C    294      LJMP PRESS1

```

```

295
243A 7906 296     TIME:      MOV  R1,#06H           ;delay 0.7 sec
243C 7AFF 297     TIME1:     MOV  R2,#0FFH
243E 7BFF 298     TIME2:     MOV  R3,#0FFH
2440 DBFE 299     TIME3:     DJNZ R3,TIME3
2442 DAFA 300           DJNZ R2,TIME2
2444 D9F6 301           DJNZ R1,TIME1
2446 22    302           RET
                303
2447 7924 304     WWW:      MOV  R1,#24H           ;delay 5 sec
2449 7AFF 305     WWW1:     MOV  R2,#0FFH
244B 7BFF 306     WWW2:     MOV  R3,#0FFH
244D DBFE 307     WWW3:     DJNZ R3,WWW3
244F DAFA 308           DJNZ R2,WWW2
2451 D9F6 309           DJNZ R1,WWW1
2453 22    310           RET
                311
2454 7915 312     BR:      MOV  R1,#15H           ;delay 2 sec
2456 7AFF 313     BR1:     MOV  R2,#0FFH
2458 7BFF 314     BR2:     MOV  R3,#0FFH
245A DBFE 315     BR3:     DJNZ R3,BR3
245C DAFA 316           DJNZ R2,BR2
245E D9F6 317           DJNZ R1,BR1
2460 22    318           RET
0000=      319     END
```



onhook2 = 2363	179	37	257																	
output = 2298	87																			
play = 23CF	235																			
porta = E0E0	4	16	39	45	49	145	162	179	232	235	239	242	248	253	267	2				
portb = E0E1	5	56	76																	
portc = E0E2	6	19	24	53	70	84	190	195	200	223										
press1 = 224C	53	55	153	294																
press2 = 227A	74	75																		
res = 2434	292	64																		
rest = 241E	278	48																		
rest1 = 2420	279	283																		
rest2 = 2422	280	282																		
rest3 = 2424	281																			
ring = 2222	29	26																		
signal = 2346	162	169																		
sound = 235A	172	148	151																	
soundy = 235C	173	174																		
std1 = 2273	70	72																		
std2 = 2291	84	81	86																	
stop1 = 239C	207	194	199	204																
stop2 = 240C	267	246																		
store = 2271	69	65																		
time = 243A	296																			
time1 = 243C	297	301																		
time2 = 243E	298	300																		
time3 = 2440	299																			
voice = 23C6	231	225																		
voice1 = 223D	45	42																		
wait = 23FF	259	238	245																	
wait1 = 2401	260	264																		
wait2 = 2403	261	263																		
wait3 = 2405	262																			
www = 2447	304	231	256																	
www1 = 2449	305	309																		
www2 = 244B	306	308																		
www3 = 244D	307																			



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

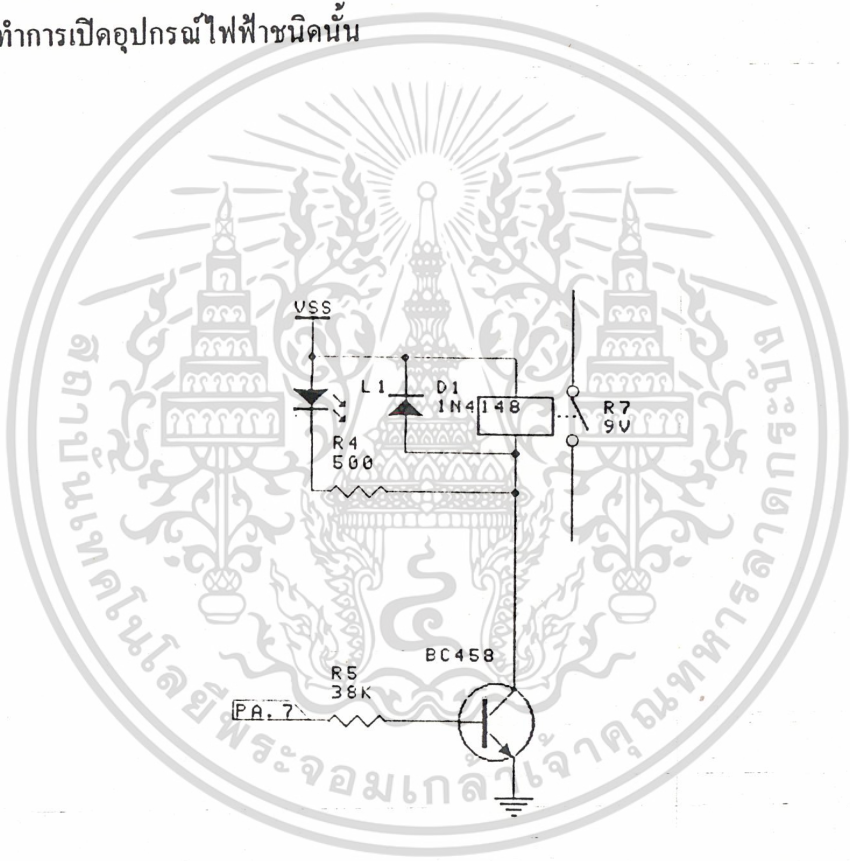
การตรวจสอบการสั่งเปิด-ปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า

การที่เราจะทราบได้ว่าอุปกรณ์ไฟฟ้าที่เราสั่งงานนั้นทำงานได้ตามต้องการ เราจะใช้ เคอร์เรนท์ทรานส์ฟอร์มเมอร์ (current transformer) ในการวัดว่ามีกระแสไหลเข้าอุปกรณ์นั้นหรือไม่ นั่นคือ ถ้าอุปกรณ์นั้นทำงานได้ตามที่ต้องการจริง ก็จะมีกระแสไหลผ่านเคอร์เรนท์ทรานส์ฟอร์มเมอร์ ทำให้เราทราบได้ว่าอุปกรณ์นั้นทำงานได้จริง และนำผลที่ได้ส่งไปให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ประมวลผลและส่งสัญญาณไปเพื่อบอกให้ผู้สั่งงานได้รับทราบต่อไป.



ส่วนแสดงผลการเปิดปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า

การแสดงผลการเปิด-ปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าในโครงการนี้ เราใช้ไดโอดเปล่งแสงเป็นตัวแสดงผล ซึ่งจะมีอุปกรณ์ไฟฟ้าทั้งหมด 8 ชนิด การเปิดปิดนี้จะถูกควบคุมโดยไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 จะมีการส่งสัญญาณมายังพอร์ทที่ 1 ของ 8031 จากรูปข้างล่างเป็นวงจรที่ใช้แสดงผลต่ออุปกรณ์ไฟฟ้า 1 ชนิด ถ้าอุปกรณ์ไฟฟ้ามีทั้งหมด 8 ชนิด จะมีวงจรนี้ 8 ชุด ซึ่งแต่ละชุดจะประกอบด้วย รีเลย์ ทรานซิสเตอร์ ไดโอด เป็นต้น โดยสัญญาณจากพอร์ท 1 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ในแต่ละบิตจะทริกเป็น 1 เข้าที่ขาเบสของทรานซิสเตอร์แต่ละตัวทำให้ไดโอดเปล่งแสงติดขณะทำการเปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าชนิดนั้น



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายละเอียดการใช้งานของ T6668

A0-A8	: ขาแอสแตบิลกับแรม
D _{in} , D _{out}	: ขาดำต่อกับแรม
RAS, WE	: สัญญาณควบคุมแรม
CAS ₁ -CAS ₄	: ขาเลือกแรมแต่ละตัว รวม 4 ตัว
M ₁ -M ₂	: ใช้กำหนดจำนวนแรมที่ใช้ ดูตารางที่ 4.3
256 K	: เลือกขนาดแรม ต่อกราวด์ใช้ 4164 ต่อไฟบวกใช้ 41256
EOS	: เอาต์พุตเป็นไฮเมื่อจบข้อความที่บันทึก
MIC _{in} , MIC _{out}	: อินพุตและเอาต์พุตของภาคขยายส่วนหน้า
AD ₁ , AD ₀	: อินพุตสัญญาณนาฬิกาที่จะนำไปแปลงเพื่อบันทึก และเอาต์พุตนาฬิกาที่ได้จากการอ่าน
FIL _{in} , FIL _{out}	: วงจรกรองความถี่ต่ำผ่าน
C ₁ , C ₂	: ต่อตัวเก็บประจุภายนอก
ACL	: ชาร์จเชก แอคทีฟโลว์
X _{in} , X _{out}	: คริสตอลอสซิลเลเตอร์ความถี่ 650 KHZ
CPUM, CE	: ขาสัญญาณควบคุมสำหรับอินเตอร์เฟซกับ CPU
WR	: ขาอินพุตสัญญาณควบคุมสำหรับเปลี่ยนไปโหมดการบันทึก
D ₄ , D ₅	: เริ่มต้น(D4) และหยุด(D5) การนับของเคาน์เตอร์ภายในสำหรับการบันทึกและเล่นกลับ
D ₀ , D ₇	: กำหนดบิตเรต ดูตารางที่ 4.2 และ 4.4
D ₀ -D ₃	: เลือกหน้าของหน่วยความจำสำหรับบันทึกแบ่งได้สูงสุด 16 หน้าตามรหัสเลขฐานสองหน้าไม่กำหนดความยาว แล้วแต่จะกด STOP (D5) เมื่อใด ก็จะมีการบันทึกเอาไว้โดยอัตโนมัติ
V _{DD} , V _{SS}	: ขาไฟเลี้ยงและกราวด์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

54122/74122 Retriggerable Monostable Multivibrator with Clear

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL											
	Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package									
			C	P			M	ICF			C	P			M	ICF			C	P	M	ICF	C	P	M	ICF		
T.I.									SN54LS122	J	J	WI	SN74LS122	J	J	NI	SN54L122	J	J	NI	TI	WI	SN74L122	J	J	NI	TI	WI
FAIRCHILD													FM54122 / FM74122	DI	DI													
MOTOROLA													MC74122	DI	DI													
N.S.C.									DM54LS122	J	J		DM74LS122	J	J													
PHILIPS													N74122	J	J													
SIGNETICE													SN74122	F	F	IA												
SIEMENS													FLK111	J	J													
FUJITSU																												
HITACHI									HD74LS122	J	J																	
MITSUBISHI																												
NEC																												
TOSHIBA																												

Electrical Characteristics SN54LS122 SN74LS122

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage (V _{CC})	7V	Operating free air temperature range	SN54LS122	35°C to 125°C
Input voltage	7V	Storage temperature range	SN74LS122	0°C to 70°C
				AJCC to 150°C

recommended operating conditions

	SN54LS122			SN74LS122			UNIT
	MIN	NOM	MAX	MIN	NOM	MAX	
Supply voltage (V _{CC})	4.5	5	5.5	4.75	5	5.25	V
High level input current (I _{OH})			-400			-400	μA
Low level input current (I _{OL})			4			4	μA
Pin short (I _Y)	1 pin & 2 shorts max		40	1 pin & 2 shorts max		40	mA
External loading resistance (R _L)			100			750	Ω
External timing capacitance (C _{EXT})			See Note 1			See Note 1	pF
Timing capacitance at input (C _{INT})			50			50	pF
Operating free air temperature (T _A)			55			75	°C

electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER ^a	TEST CONDITIONS ^b	MIN	TYP ^c	MAX	UNIT	
V _{IH}	High-level input voltage		2		V	
V _{IL}	Low-level input voltage		0.8		V	
V _I	Input clamp voltage	V _{CC} - MIN		1.5	V	
V _{OH}	High-level output voltage	V _{CC} - MIN	LOW ^d = 400 μA	2.7	3.5	V
V _{OL}	Low-level output voltage	V _{CC} - MIN	I _{OL} = 8 mA	0.35	0.5	V
I _I	Input current at maximum input voltage	V _{CC} = MAX, V _I = 7V		0.1	mA	
I _{IH}	High-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 2.7V		20	μA	
I _{IL}	Low-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 0.4V		0.4	mA	
I _{OS}	Short-circuit output current ^e	V _{CC} = MAX	See Note 1	20	100	mA
I _{CC}	Supply current (quiescent or triggered)	V _{CC} = MAX		6	11	mA
t _{PLH}	from A to output Q			23	33	ns
	from B to output Q			23	44	ns
t _{PHL}	from A to output Q	V _{CC} = 5V, C _{EXT} = 0		32	45	ns
	from B to output Q	T _A = 25°C, C _L = 150 pF, R _L = 2 kΩ		34	36	ns
t _{PHL}	from Clear to output Q			20	27	ns
t _{PLH}	from Clear to output Q			28	35	ns
t _Q	from A or B to output Q			115	200	ns
t _Q	from A or B to output Q	C _{EXT} = 1000 pF, R _L = 10 kΩ		4	4	μs

Pin Assignment (Top View)

122 Pin 10K/20K
LS122 Pin 20K/20K

Function Table

122 LS122 LS122 (See Note 4)

CLEAR	INPUTS				OUTPUTS	
	A1	A2	B1	B2	Q	Q̄
L	X	X	X	X	L	H
L	X	X	X	L	L	H
X	X	X	L	X	L	H
X	X	X	L	L	L	H
X	X	X	X	X	L	H
X	X	X	X	L	L	H
X	X	X	L	X	L	H
X	X	X	L	L	L	H
X	X	L	X	X	L	H
X	X	L	L	X	L	H
X	X	L	L	L	L	H
X	L	X	X	X	L	H
X	L	X	X	L	L	H
X	L	X	L	X	L	H
X	L	X	L	L	L	H
X	L	L	X	X	L	H
X	L	L	X	L	L	H
X	L	L	L	X	L	H
X	L	L	L	L	L	H
X	L	L	L	L	L	H
X	L	L	L	L	L	H

NOTES: 1 Ground C_{EXT} to measure V_{OH} at Q/VOL at 0, or I_{OS} at Q. C_{EXT} is open to measure V_{OL} at 0, V_{OL} at 0, or I_{OS} at 0.
 2 Quiescent I_{CC} is measured (after clearing) with 2.4 V applied to all clear and A inputs, B inputs grounded, all outputs open, C_{EXT} = 0.02 μF, and R_{INT} = 250 Ω. R_{INT} is open.
 3 I_{CC} is measured in the triggered state with 2.4 V applied to all clear and B inputs, A inputs grounded, all output open, C_{EXT} = 0.02 μF, and R_{INT} = 250 Ω. R_{INT} is open.
 4 A = 1 μs high level (steady state), L = low level (steady state), T = transition from low to high level, L_H = transition from high to low level, L_L = high-level pulse, L_L = low-level pulse, L = irrelevant (don't care), including transitions.
 5 To use the internal timing resistor connect R_{INT} to V_{CC}.
 6 All external timing capacitor may be connected between C_{EXT} and R_{INT}, C_{EXT} (outside).
 7 For accurate repeatable pulse widths connect an external resistor between R_{EXT}, C_{EXT} and V_{CC} with R_{INT} open-circuited.
 8 To obtain variable pulse widths connect external variable resistor between R_{EXT} or R_{EXT}, C_{EXT} and V_{CC}.

เอกสารนี้เป็นทรัพย์สินของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี ไม่อนุญาตให้拿去ใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากันถึงที่ ฟังสิเน่ ยี่ห้าหมื่นมีให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีกรนำไปใช้

5404/7404 Hex Inverter

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL			
	Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package	
	C	P	M	ICF	C	P	M	ICF	C	P	M	ICF	C	P	M	ICF	C	P	M	ICF
TTL	SN54S04	JJ		W	SN54H04	JJ		W	SN54LS04	JJ		W	SN5404	JJ		W	SN54L04	JJ		W
FAIRCHILD	FMS4S04	FMS4S04D	D		FMS4H04	FMS4H04D	D		FMS4LS04	FMS4LS04D	D		FMS404	FMS404D	D		FMS4L04	FMS4L04D	D	
MOTOROLA	MC3008				MC3008				MC3008				MC3008				MC3008			
N.S.C.	DM74S04				DM74H04				DM74LS04				DM7404				DM74L04			
PHILIPS	N74S04				N74H04				N74LS04				N7404				N74L04			
SIGNETICS	SS4S04				SS4H04				SS4LS04				SS404				SS4L04			
SIEMENS																				
FUJITSU																				
HITACHI	HD74S04								HD74LS04				HD7404				HD74L04			
MITSUBISHI	M5504								M74LS04				M5304							
NEC	74S04								74LS04				7404							
TOSHIBA																				

Electrical Characteristics SN54LS04 SN74LS04

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage V _{CC}	7V	Operating voltage	SN54LS	5.5V to 7.5V
Input voltage	7V	Temperature range	SN74LS	0°C to 70°C
		Storage temperature range		-65°C to 150°C

recommended operating conditions

	SN54LS04			SN74LS04			UNIT
	MIN	NOM	MAX	MIN	NOM	MAX	
Supply voltage V _{CC}	4.5	5	5.5	4.75	5	5.25	V
High-level output current I _{OH}			-400			-400	mA
Low-level output current I _{OL}			4			4	mA
Operating temperature T _a	-55		75	0		75	°C

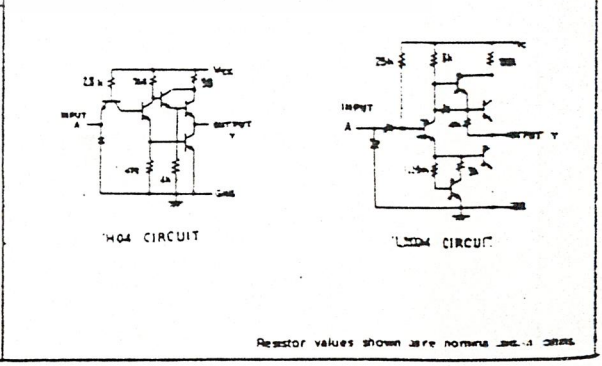
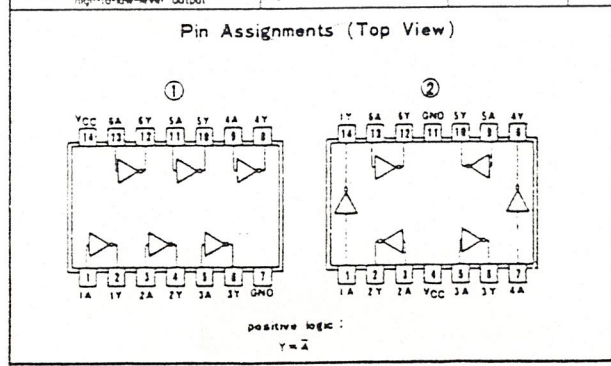
electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER	TEST CONDITIONS †	MIN	TYP ‡	MAX	UNIT	
V _{IH}	High-level input voltage		2		V	
V _{IL}	Low-level input voltage		0.8		V	
V _I	Input clamp voltage	V _{CC} = MIN, I _I = -18mA		-1.5	V	
V _{OH}	High-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _{IH} = V _{IH} MAX, I _{OH} = MAX	2.7	3.4	V	
V _{OL}	Low-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _{IL} = 2V, I _{OL} = 4mA		0.4	V	
I _I	Input current at maximum input voltage	V _{CC} = MAX, V _I = 7V		0.1	mA	
I _{IH}	High-level input current	V _{CC} = MAX, V _{IH} = 2.7V		20	µA	
I _{IL}	Low-level input current	V _{CC} = MAX, V _{IL} = 0.4V		-0.4	mA	
I _{OS}	Short-circuit output current †	V _{CC} = MAX	SNLS Family	-20	-100	mA
I _{OL}	Supply current	V _{CC} = MAX	74LS Family	-20	-100	mA
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = MAX	Total, outputs high	1.2	2.4	mA
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = MAX	Total, outputs low	3.6	6.6	mA
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = 5V	Average per gate (50% duty cycle)	0.8		mA
t _{PLH}	Propagation delay time, low-to-high-level output	V _{CC} = 5V, T _a = 25°C, C _L = 15pF, R _L = 2kΩ		9	15	ns
t _{PHL}	Propagation delay time, high-to-low-level output	V _{CC} = 5V, T _a = 25°C, C _L = 15pF, R _L = 2kΩ		10	15	ns

Schematics (each gate)

Input clamp diodes used on SN54LS/74LS04 circuits

104 104A CIRCUITS



† For conditions shown as MIN or MAX, use the appropriate value specified under recommended operating conditions.
 ‡ All typical values are at V_{CC} = 5V, T_a = 25°C.
 § Not more than one output should be shorted at a time, and for SN54H/SN74H and SN54S/SN74S, duration of short-circuit should not exceed 1 second.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ISO2-CMOS MT8870 Integrated DTMF Receiver

9161-002-031-NA

ISSUE 2

January 1985

Features

- Complete DTMF receiver
- Low power consumption
- Internal gain setting amplifier
- Adjustable guard time
- Central Office Quality

Applications

- Paging systems
- Repeater systems/mobile radio
- Credit card systems
- Remote Control
- Personal Computers

Description

The MT8870 is a complete DTMF receiver integrating both the bandsplit filter and digital decoder functions, fabricated in Mitel's double poly ISO2-CMOS technology. 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 3-state bus interface.

Pin-Connections

IN +	1	18	VDD
IN -	2	17	SVGT
GS	3	16	EST
VREF	4	15	STD
K*	5	14	Q4
K*	6	13	Q3
OSC1	7	12	Q2
OSC2	8	11	Q1
VSS	9	10	TOE

*connect to VSS

Ordering Information

MT8870BE 18 PIN PLASTIC
MT8870BC 18 PIN CERDIP

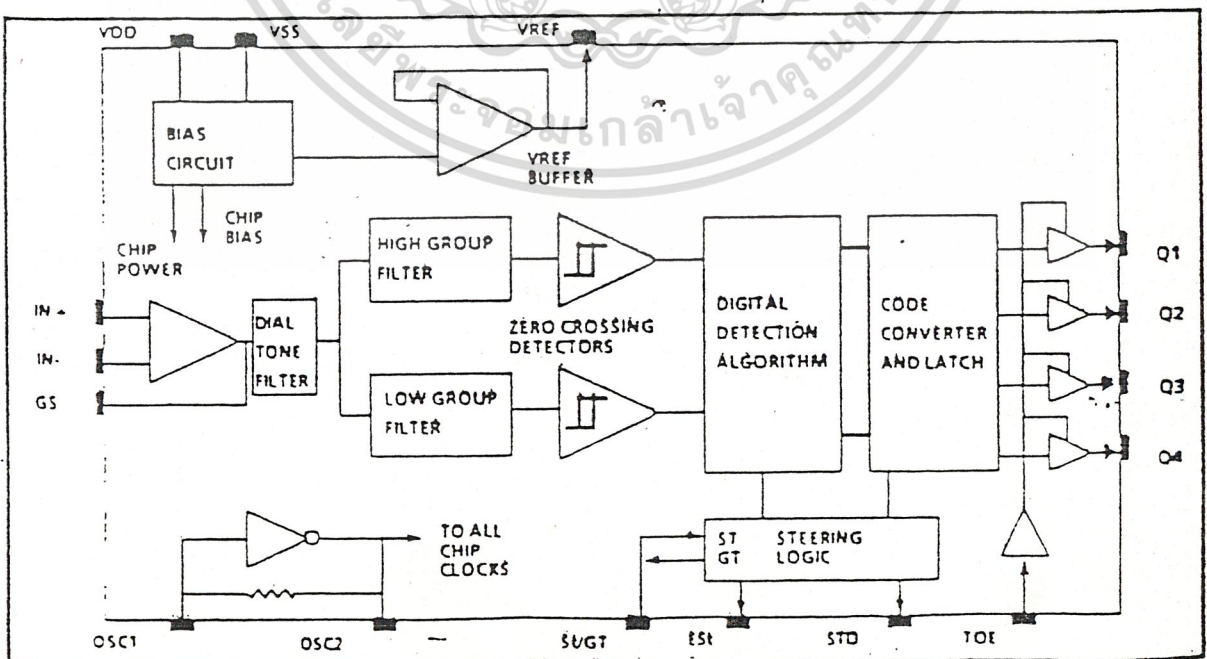


Figure 1. Functional Block Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

AC Electrical Characteristics¹ Voltages are with respect to ground (V_{SS}) unless otherwise stated

	Characteristics	Sym	Min	Typ ¹	Max	Units	Test Conditions
T I M I N G	Tone present detect time	t _{DP}	5	11	14	ms	see Figure 3
	Tone absent detect time	t _{DA}	0.5	4	8.5	ms	see Figure 3
	Tone duration accept	t _{REC}			40	ms	User adjustable
	Tone duration reject	t _{REC}	20			ms	User adjustable
	Interdigit pause accept	t _{ID}			40	ms	User adjustable
	Interdigit pause reject	t _{PO}	20			ms	User adjustable
O U T P U T S	Propagation delay (St to Q)	t _{PO}		8	11	μs	TOE = V _{DD}
	Propagation delay (St to StD)	t _{PSID}		12		μs	TOE = V _{DD}
	Output data set up (Q to StD)	t _{QSID}		3.4		μs	TOE = V _{DD}
	Propagation delay (TOE to Q ENABLE)	t _{PTE}		50		ns	RL = 10KΩ CL = 50 pF
	Propagation delay (TOE to Q DISABLE)	t _{PTD}		300		ns	RL = 10KΩ CL = 50 pF
C L O C K Y	Crystal/clock frequency	f _c	3.5759	3.5795	3.5831	MHz	
	Clock input rise time	t _{LHCL}			110	ns	Ext. clock
	Clock input fall time	t _{HLCL}			110	ns	Ext. clock
	Clock input duty cycle	DC _{CL}	40	50	60	%	Ext. clock
	Capacitive load (OSC2)	C _{LO}			30	pF	

¹ V_{DD} = 5V, V_{SS} = 0V, T_a = 25°C and f_c = 3.579545 MHz, using test circuit in Figure 2
² Typical figures are at 25°C and are for design aid only, not guaranteed and not subject to production testing

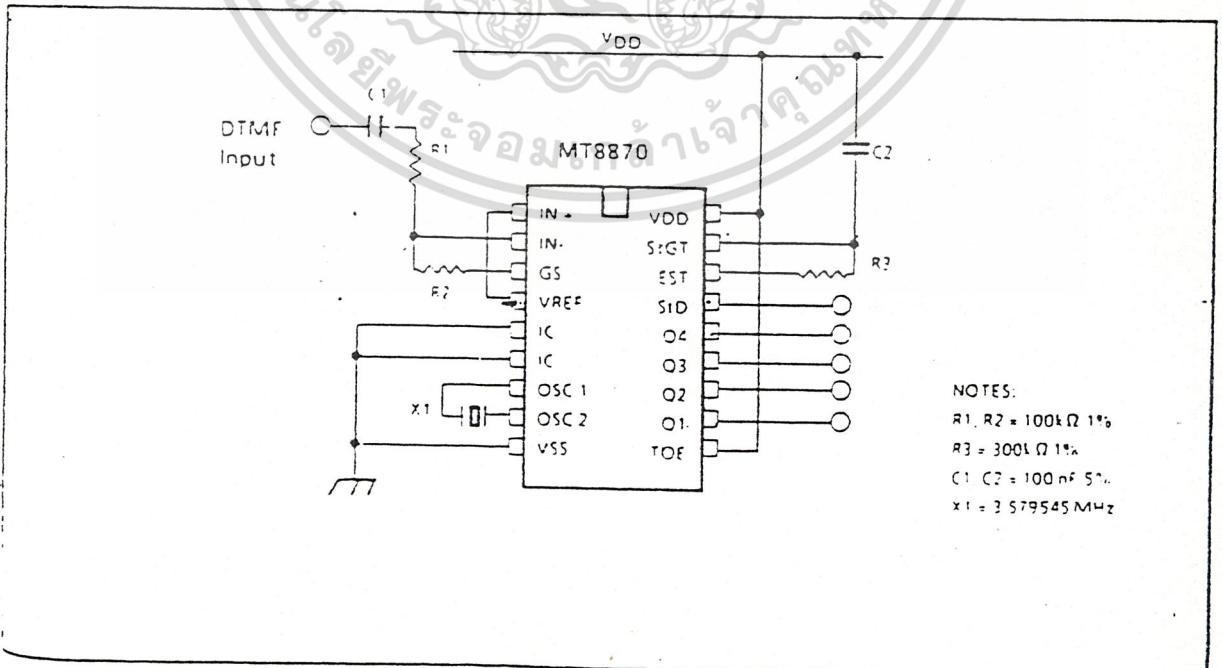


Figure 2. Single Ended Input Configuration

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นับผูกพันให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

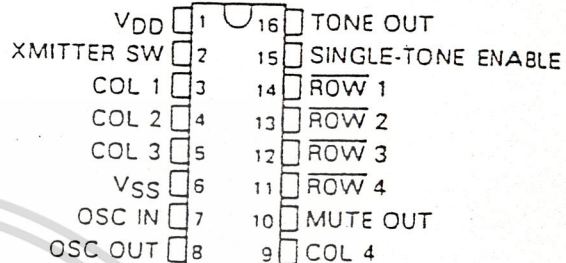
TELECOMMUNICATIONS CIRCUITS

TCM5087
TONE ENCODER

D-2650, NOVEMBER 1982 REVISED OCTOBER 1984

- Low-Cost TV Color-Burst Crystal Sine-Wave Input Produces Highly Accurate and Stable Tones
- Device Powered Directly by Telephone or Small Batteries
- Keyboard or Electronic Input Capability
- Dual-Tone and Single-Tone Capability
- Minimal Standby Power Requirement
- Total Harmonic Distortion Meets EIA Standard RS-470
- PEP3 Processing Available
- Wide Supply-Voltage Range
- Minimal Parts Required
- Single-Tone Production Can be Inhibited
- Auxiliary Switching Outputs: One Bipolar Transistor and One CMOS Gate
- Designed to be Interchangeable with Mostek MK5087

N DUAL-IN-LINE PACKAGE
(TOP VIEW)



Caution. These devices have limited built-in gate protection. The leads should be shorted together or the device placed in conductive foam during storage or handling to prevent electrostatic damage to the MOS gates.

description

The TCM5087 tone encoder is a CMOS integrated circuit designed specifically to generate the dial tones used in dual-tone telephone dialing systems. It requires a sine-wave input normally supplied by a low-cost TV color-burst crystal at 3.579545 MHz to generate eight different audio sinusoidal frequencies. With this input the encoder generates dial tones that are very low in total harmonic distortion and comply with standard Dual-Tone Multi-Frequency (DTMF) specifications without any need for frequency adjustment.

When generating a dual-tone signal, the encoder generates one column tone and one row tone and adds them for its output. The table below presents the frequencies produced by the tone encoder with the 3.579545-MHz TV-crystal signal input. Any deviation in this frequency will be reflected in the frequency output. The tolerance of the crystal is normally 0.02%.

TONE	DTMF STANDARD (Hz)	ENCODER OUTPUT* (Hz)	ERROR FROM STANDARD* (%)
Row 1	697	701.3	+0.62
Row 2	770	771.4	+0.19
Row 3	852	857.2	+0.61
Row 4	941	935.1	-0.63
Column 1	1209	1215.9	+0.57
Column 2	1336	1331.7	-0.32
Column 3	1477	1471.9	-0.35
Column 4	1633	1645	+0.73

*Using an input signal from a 3.579545-MHz crystal.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้ในเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น ผู้ใช้ให้ติดต่อขอข้อมูลเพิ่มเติมได้ที่ฝ่ายของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TCM5087 TONE ENCODER

operation

keyboard and electronic inputs

The specific tone or tones generated are determined by inputs designated $\overline{\text{ROW}}$ 1 through $\overline{\text{ROW}}$ 4 and COLUMN 1 through COLUMN 4. The inputs are normally received from a 2-of-8 DTMF (DPST) keyboard, a Class A (SPST) keyboard, or an electronic circuit. Unlike dynamic or scanned inputs, the static inputs of the TCM5087 do not generate noise. See function table for input and output description.



single-tone enable input

This input inhibits the generation of single tones when taken low. All other chip functions remain unchanged. If the input is high or left open, single-tone operation is enabled.

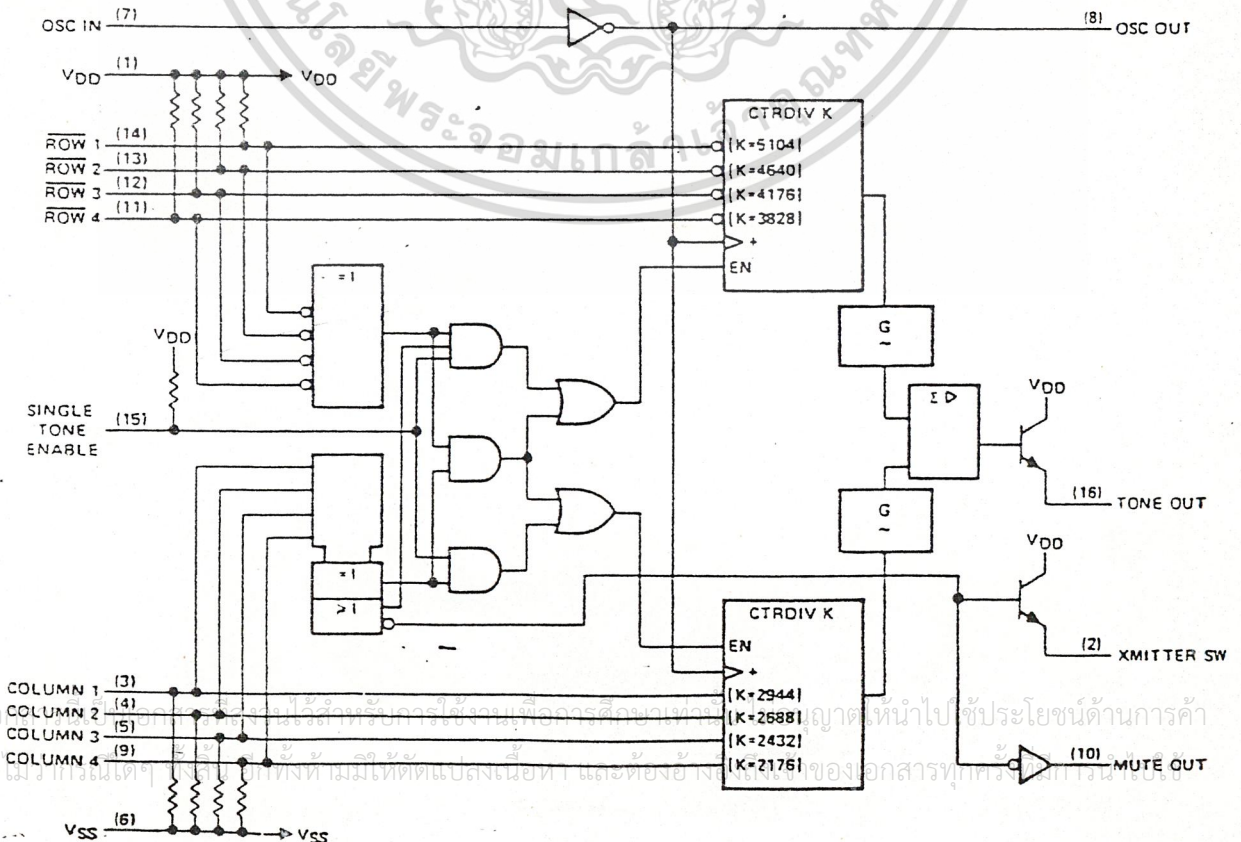
transmitter switch output

This output is at high impedance when one or more of the column inputs are active and is high when all column inputs are inactive. The output is the emitter of a bipolar transistor whose collector is at V_{DD} .

mute output

The mute output is high when one or more column inputs are active and is low when all column inputs are inactive.

functional block diagram



TONE ENCODER FUNCTION TABLE

INPUT COMBINATIONS [†]	TONE OUTPUT		MUTE OUTPUT	TRANSMITTER SWITCH OUTPUT
	PIN 15 [‡] OPEN	PIN 15 [‡] AT V _{SS}		
0 rows 0 columns	0	0	L	H
1 row 1 column	Row and column	Row and column	H	Hi-Z
2 or more rows 1 column	column	0	H	Hi-Z
1 row 2 or more columns	Row	0	H	Hi-Z
2 or more rows 2 or more columns	0	0	H	Hi-Z
0 rows 1 column	Column	0	H	Hi-Z
0 rows 2 or more columns	0	0	H	Hi-Z
1 or more rows 0 columns	0	0	L	H

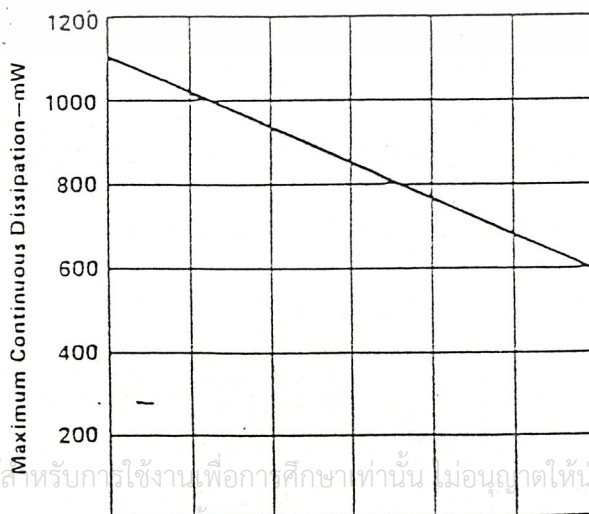
[†] Row inputs will be active (on) when the input voltage is at a low level ($V_I \leq V_{IL}$), and column inputs are active at a high input level. Under keyboard control, connecting a row input to a column input activates both.
[‡] Pin 15 is the single-tone disable input.

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range (unless otherwise noted)

Supply voltage V _{DD} (see Note 1)	13.5 V
Input voltage range	-0.3 V to V _{DD} + 0.3 V
Output voltage range	-0.3 V to V _{DD} + 0.3 V
Continuous power dissipation at 25°C free-air temperature (see Note 2)	1150 mW
Operating free-air temperature range	-30°C to 70°C
Storage temperature range	-55°C to 150°C

NOTES: 1. All voltage values are with respect to the V_{SS} terminal.
 2. For operation above 25°C free-air temperature see the Dissipation Derating Curve.

DISSIPATION DERATING CURVE

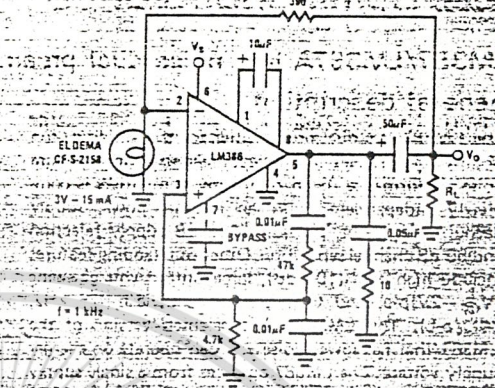
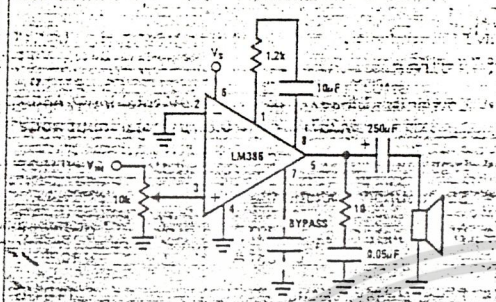


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอก 25 บลลง 35 หา 45 ะต่อ 55 ังอ 65 เงา 75 เอก 85 ทุคครั้งที่มีการนำไปใช้
 T_A - Free-Air Temperature - °C

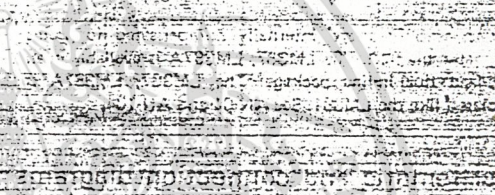
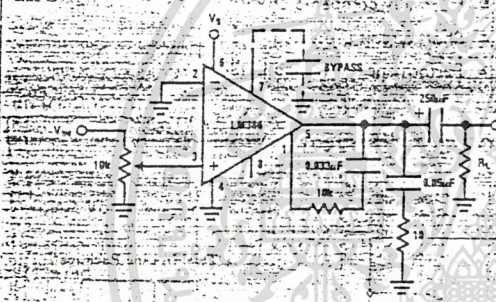
typical applications (Continued)

Low Distortion Power Wienbridge Oscillator

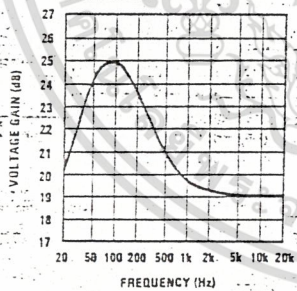
Amplifier with Gain = 50



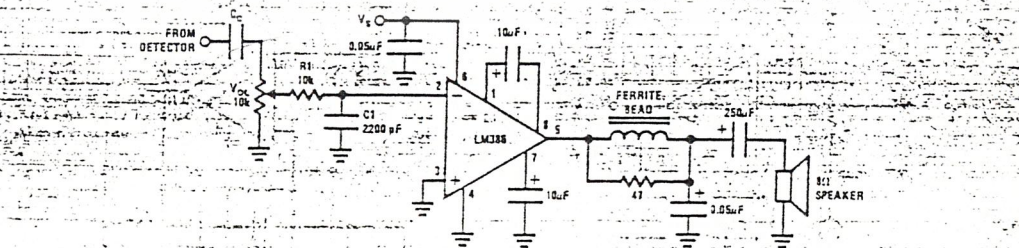
Amplifier with Bass Boost



Frequency Response with Bass Boost



AM Radio Power Amplifier



- Note 1: Twist supply lead and supply ground very tightly.
- Note 2: Twist speaker lead and ground very tightly.
- Note 3: Ferrite bead is Ferroxcube K5-001-001/3B with 3 turns of wire.
- Note 4: R1C1 band limits input signals.
- Note 5: All components must be spaced very close to IC.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

absolute maximum ratings

Supply Voltage (LM386N)	15V	Storage Temperature	-65°C to +150°C
Supply Voltage (LM386N-4)	22V	Operating Temperature	0°C to +70°C
Package Dissipation (Note 1) (LM386A)	1.25W	Junction Temperature	+150°C
Package Dissipation (Note 2) (LM386)	660 mW	Lead Temperature (Soldering, 10 seconds)	+300°C
Input Voltage	-0.4V		

electrical characteristics $T_A = 25^\circ\text{C}$

PARAMETER	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
Operating Supply Voltage (V_S)					V
LM386		4		12	V
LM386N-4		5		18	V
Quiescent Current (I_{IQ})	$V_S = 6V, V_{IN} = 0$		4	8	mA
Output Power (P_{OUT})					mW
LM386N-1	$V_S = 6V, R_L = 8\Omega, THD = 10\%$	250	325		mW
LM386N-2	$V_S = 7.5V, R_L = 8\Omega, THD = 10\%$	400	500		mW
LM386N-3	$V_S = 9V, R_L = 8\Omega, THD = 10\%$	500	700		mW
LM386N-4	$V_S = 16V, R_L = 32\Omega, THD = 10\%$	700	1000		mW
Voltage Gain (A_V)	$V_S = 6V, f = 1\text{ kHz}$		26		dB
	10 μF from Pin 1 to 8		46		dB
Bandwidth (BW)	$V_S = 6V, \text{Pins 1 and 8 Open}$		300		kHz
Total Harmonic Distortion (THD)	$V_S = 6V, R_L = 8\Omega, P_{OUT} = 125\text{ mW}$		0.2		%
	$f = 1\text{ kHz}, \text{Pins 1 and 8 Open}$				
Power Supply Rejection Ratio (PSRR)	$V_S = 6V, f = 1\text{ kHz}, C_{BYPASS} = 10\mu\text{F}$		50		dB
	Pins 1 and 8 Open, Referred to Output				
Input Resistance (R_{IN})			50		k Ω
Input Bias Current (I_{BIAS})	$V_S = 6V, \text{Pins 2 and 3 Open}$		250		nA

Note 1: For operation in ambient temperatures above 25°C, the device must be derated based on a 150°C maximum junction temperature and a thermal resistance of 100°C/W junction to ambient.
 Note 2: For operation in ambient temperatures above 25°C, the device must be derated based on a 150°C maximum junction temperature and a thermal resistance of 187°C junction to ambient.

application hints

GAIN CONTROL

To make the LM386 a more versatile amplifier, two pins (1 and 8) are provided for gain control. With pins 1 and 8 open the 1.35 k Ω resistor sets the gain at 20 (26 dB). If a capacitor is put from pin 1 to 8, bypassing the 1.35 k Ω resistor, the gain will go up to 200 (46 dB). If a resistor is placed in series with the capacitor, the gain can be set to any value from 20 to 200. Gain control can also be done by capacitively coupling a resistor (or FET) from pin 1 to ground.

Additional external components can be placed in parallel with the internal feedback resistors to tailor the gain and frequency response for individual applications. For example, we can compensate poor speaker bass response by frequency shaping the feedback path. This is done with a series RC from pin 1 to 5 (paralleling the internal 15 k Ω resistor). For 6 dB effective bass boost: $R \cong 15\text{ k}\Omega$, the lowest value for good stable operation is $R = 10\text{ k}\Omega$ if pin 8 is open. If pins 1 and 8 are bypassed then R as low as 2 k Ω can be used. This restriction is because the amplifier is only compensated for closed-loop gains greater than 9.

INPUT BIASING

The schematic shows that both inputs are biased to ground with a 50 k Ω resistor. The base current of the input transistors is about 250 nA, so the inputs are at about 12.5 mV when left open. If the dc source resistance driving the LM386 is higher than 250 k Ω it will contribute very little additional offset (about 2.5 mV at the input, 50 mV at the output). If the dc source resistance is less than 10 k Ω , then shorting the unused input to ground will keep the offset low (about 2.5 mV at the input, 50 mV at the output). For dc source resistances between these values we can eliminate excess offset by putting a resistor from the unused input to ground, equal in value to the dc source resistance. Of course all offset problems are eliminated if the input is capacitively coupled.

When using the LM386 with higher gains (bypassing the 1.35 k Ω resistor between pins 1 and 8) it is necessary to bypass the unused input, preventing degradation of gain and possible instabilities. This is done with a 0.1 μF capacitor or a short to ground depending on the dc source resistance on the driven input.



National Industrial/Automotive/Functional Semiconductor Blocks/ Telecommunications

LM567/LM567C

LM567/LM567C tone decoder general description

The LM567 and LM567C are general purpose tone decoders designed to provide a saturated transistor switch to ground when an input signal is present within the passband. The circuit consists of an R - L and Q -detector driven by a voltage-controlled oscillator which determines the center frequency of the decoder. External components are used to independently set center frequency, bandwidth and output delay.

- High rejection of out of band signals and noise
- Immunity to false signals
- Highly stable center frequency
- Center frequency adjustable from 0.01 Hz to 500 kHz

features

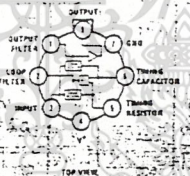
- 20 to 1 frequency range with an external resistor
- Logic compatible output with 100 mA current sinking capability
- Bandwidth adjustable from 0 to 14%

applications

- Touch tone decoding
- Precision oscillator
- Frequency monitoring and control
- Wide band FSK demodulation
- Ultrasonic controls
- Carrier current remote controls
- Communications paging decoders

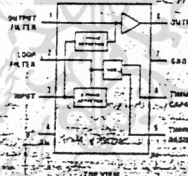
schematic and connection diagrams

Metal Can Package

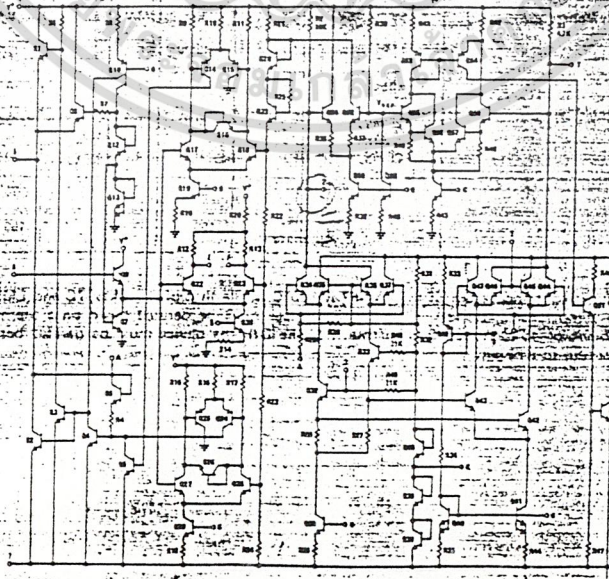


Order Number LM567H or LM567CH
See NS Package H08C

Dual-In-Line Package



Order Number LM567CN
See NS Package N08B



LM567/LM567C

absolute maximum ratings

Supply Voltage Pin	10V
Power Dissipation (Note 1)	300 mW
V_B	15V
V_C	10V
V_D	$V_B + 0.5V$
Storage Temperature Range	-65°C to +150°C

electrical characteristics

(AG Test Circuit, $T_A = 25^\circ\text{C}$, $V_C = 5V$)

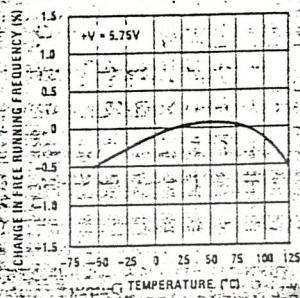
PARAMETERS	CONDITIONS	LM567			LM567C/LM567CN			UNITS
		MIN	TYP	MAX	MIN	TYP	MAX	
Power Supply Voltage Range		4.75	5.0	9.0	4.75	5.0	9.0	V
Power Supply Current	$R_L = 20k$							mA
Quiescent			6	8		7	10	mA
Activated			11	13		12	15	mA
Input Resistance		18	20	22	15	20	25	k Ω
Smallest Detectable Input Voltage	$I_C = 100 \text{ mA}$, $f_c = f_0$	20	25		20	25		mVrms
Largest No Output Input Voltage	$I_C = 100 \text{ mA}$, $f_c = f_0$	10	15		10	15		mVrms
Largest Simultaneous Outband Signal to Inband Signal Ratio			6			6		dB
Minimum Input Signal to Wideband Noise Ratio	$B_n = 140 \text{ kHz}$		9			9		dB
Largest Detection Bandwidth		12	14	16	10	14	18	% of f_0
Largest Detection Bandwidth Skew			1	2		2	3	% of f_0
Largest Detection Bandwidth Variation with Temperature			± 0.1	0.25		± 0.1	0.5	%/°C
Largest Detection Bandwidth Variation with Supply Voltage	4.75V - 6.75V		± 1	± 2		± 1	± 5	%V
Highest Center Frequency		100	500		100	500		kHz
Center Frequency Stability	$0 < T_A < 70$		35 \pm 60			35 \pm 60		ppm/°C
	$-65 < T_A < +125$		35 \pm 140			35 \pm 140		ppm/°C
Center Frequency Shift with Supply Voltage	4.75V - 6.75V		0.5	1.0		0.4	2.0	%V
Fastest ON-OFF Cycling Rate			$f_c/20$			$f_c/20$		
Output Leakage Current	$V_B = 15V$		0.01	25		0.01	25	μA
Output Saturation Voltage	$V_B = 15V$ $I_B = 30 \text{ mA}$ $V_C = 25 \text{ mV}$ $I_C = 100 \text{ mA}$		0.2	0.4		0.2	0.4	V
Output Fall Time			30			30		ns
Output Rise Time			150			150		ns

Note 1: The maximum junction temperature of the LM567 is 150°C, while that of the LM567C and LM567CN is 100°C. For operating at elevated temperatures, devices in the TO-5 package must be derated based on a thermal resistance of 150°C/W, junction to ambient; or 45°C/W, junction to case. For the DIP, the device must be derated based on a thermal resistance of 187°C/W, junction to ambient.

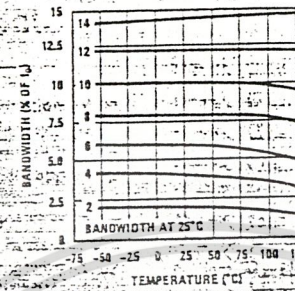
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

typical performance characteristics

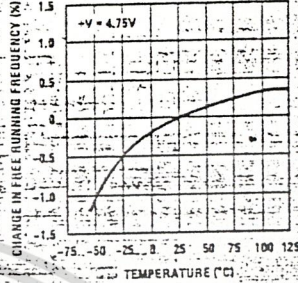
Typical Frequency Drift with Temperature (Mean and S.D.)



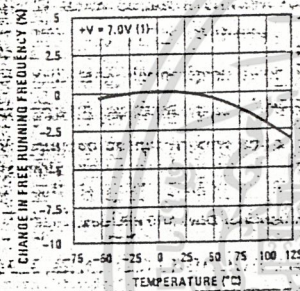
Typical Bandwidth Variation with Temperature



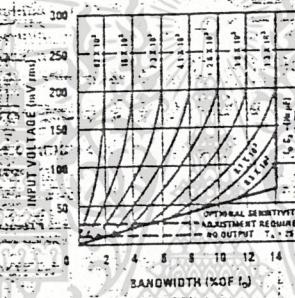
Typical Frequency Drift with (Mean and S.D.) Temperature



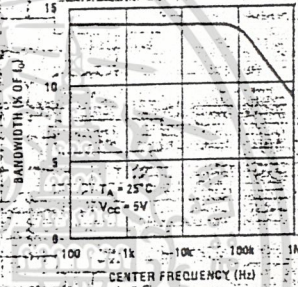
Typical Frequency Drift with Temperature (Mean and S.D.)



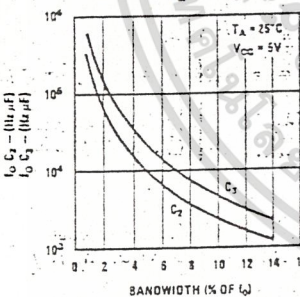
Bandwidth vs Input Signal Amplitude



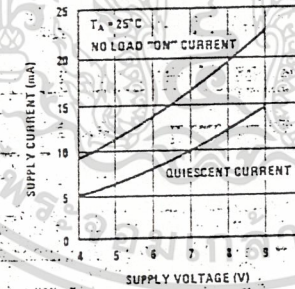
Largest Detection Bandwidth



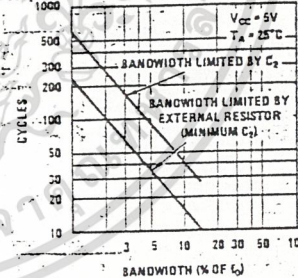
Detection Bandwidth as a Function of C2 and C3



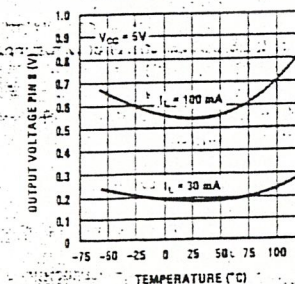
Typical Supply Current vs Supply Voltage



Greatest Number of Cycles Before Output

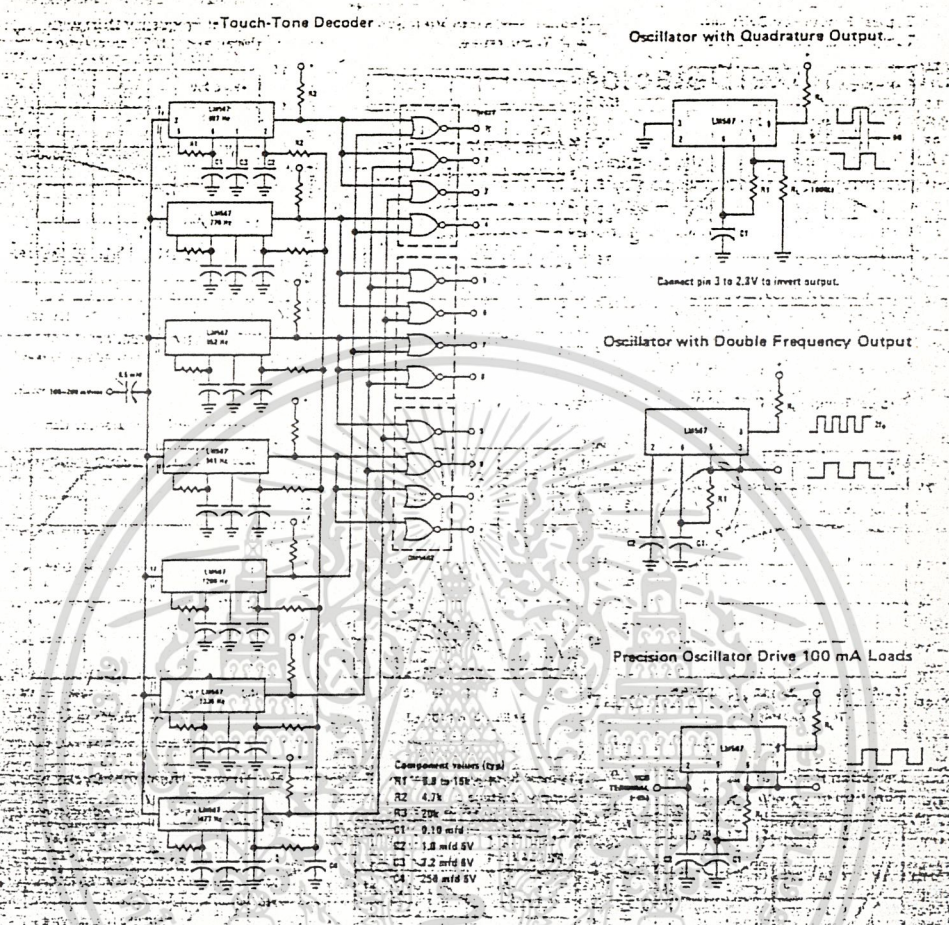


Typical Output Voltage vs Temperature

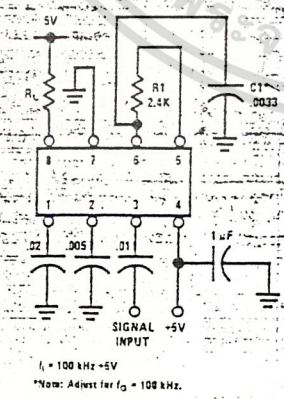


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

typical applications



ac test circuit



applications information

The center frequency of the tone decoder is equal to the free running frequency of the VCO. This is given by

$$f_0 = \frac{1}{R_1 C_1}$$

The bandwidth of the filter may be found from the approximation

$$BW = 1070 \sqrt{\frac{V_1}{f_0 C_2}} \text{ in \% of } f_0$$

Where:

- V_1 = Input voltage (volts rms), $V_1 \leq 200 \text{ mV}$
- C_2 = Capacitance at Pin 2 (μF)