

สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง

ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก



นางสาวพรทิพย์ เจริญประทีป

นายเอกกมล นิลอาษา

๑/๗
๗/๒๓๙๖
๒๕๓๘

เลขหมู่.....
เลขทะเบียน.....
วัน,เดือน,ปี.....

๖๑๕๕๑๐๒๘

โครงการพิเศษนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรวิทยาศาสตรบัณฑิต

ภาควิชาฟิสิกส์ประยุกต์

คณะวิทยาศาสตร์

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

พ.ศ.๒๕๓๘

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Home Control System

Miss. Pornnip Triamprateep

Mr. Eakkamol Nilarcha



A Special Project Submitted in Partial Fulfillment of the

Requirement for the Degree of Bachelor of Science

Department of Applied Physics

Faculty of Science

King Mongkut's Institute of Technology Ladkrabang

1995

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หัวข้อโครงการพิเศษ

โดย

ภาควิชา

อาจารย์ที่ปรึกษา

ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก

นางสาวพรทิพย์ เจริญประทีป

นายเอกกมล นิลอาษา

ฟิสิกส์ประยุกต์

ผศ. วิจิต ศิริโชติ

ผศ. ดร. ปรีชา เทียนสมประสงค์

ภาควิชาฟิสิกส์ประยุกต์ คณะวิทยาศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้า
เจ้าคุณทหารลาดกระบัง อนุมัติให้นำโครงการพิเศษฉบับนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษา
ตามหลักสูตรวิทยาศาสตรบัณฑิต



(รศ. สุรพล รักvijit)

หัวหน้าภาควิชาฟิสิกส์ประยุกต์

คณะกรรมการสอบโครงการพิเศษ



(ผศ. วิจิต ศิริโชติ)

ประธานกรรมการ

2/๕๖
(ผศ. ดร. ปรีชา เทียนสมประสงค์)

กรรมการ



(ผศ. ศิริศักดิ์ เตชะทวีกุล)

กรรมการ



(อ. สุน ช่างประยูร)

กรรมการ

ลิขสิทธิ์ของภาควิชาฟิสิกส์ประยุกต์ คณะวิทยาศาสตร์

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หัวข้อโครงการพิเศษ

โดย

อาจารย์ที่ปรึกษา

ปีการศึกษา

ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก^ก

นางสาวพรทิพย์ เตรียมประทีป

นายเอกกมล นิลอาษา

ผศ. วิชิต ศิริโชติ

ผศ. ดร. ปรีชา เทียนสมประสงค์

2538

บทคัดย่อ

โครงการพิเศษนี้ได้พัฒนาอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ เพื่อใช้งานภายในบ้านโดยใช้ชื่อว่า ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก ระบบนี้จะอาศัยคู่สายโทรศัพท์ที่มีใช้กันอยู่ในการส่งคำสั่งควบคุมระยะไกลและออกแบบให้มีโหมดในการทำงาน 3 โหมดด้วยกัน คือ 1) โหมดการตอบรับโทรศัพท์ 2) โหมดควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าระยะไกล และ 3) โหมดการเตือนภัยอัตโนมัติ สำหรับโหมดการตอบรับโทรศัพท์นั้นผู้ที่ทำการติดต่อสามารถฝากข้อความได้ 90 วินาที และสำหรับผู้โทรหาที่ทราบรหัสผ่านก็สามารถสอบถามข้อความดังกล่าวได้โดยใช้สัญญาณ DTMF ในโหมดการควบคุมระยะไกลจะใช้สำหรับควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้าน โดยอุปกรณ์ไฟฟ้าที่ใช้มีขนาด 5 A 220 VAC และสามารถมีได้ทั้งสิ้น 3 ตัว สำหรับการเตือนภัยอัตโนมัติจะใช้ตัวตรวจจับไฟไหม้และตัวตรวจจับผู้บุกรุกอย่างละ 8 ช่อง เมื่อได้รับสัญญาณกระตุ้นระบบจะทำการเรียกเลขหมายปลายทางโดยอัตโนมัติโดยอาศัยสัญญาณ DTMF ในการควบคุมการส่งคำสั่งและสื่อสารกับผู้ทำการติดต่อด้วยข้อมูลเสียงพูดที่ทำการบันทึกไว้ในหน่วยความจำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Special Project Title	Home Control System
Name	Miss. Porntip Triamprateep Mr. Eakkamol Nilarcha
Special Project Advisor	Asst. Prof. Wichit Sirichote Asst. Prof. Dr. Preecha Tiansomprasong
Department	Applied Physics
Academic	1995

Abstract

This project developed an electronic device as a home control system. The system uses the existing phone line as a telecommand transmitting media and provide three modes of controlling i.e., 1) Telephone Answering Machine 2) Electrical Appliance Remote Control and 3) Autodialer for Emergency Call. For the answering mode , user can leave message in digital memory up to 90 seconds. Those who have password can remotely retrieve the stored message via a DTMF signaling. The remote control mode controls home electrical appliances of 5 A 220 VAC with three outputs. For third mode , the home control system has 8 channels of fire sensor , when activated the system will call the user automatically. The system communicate with a user using the recorded voice transfered and controlled by DTMF signal.

กิติกรรมประกาศ

โครงการพิเศษนี้สำเร็จลุล่วงได้ด้วยดี เนื่องด้วยความอนุเคราะห์จากบุคคลหลายฝ่ายดังนี้

พ่อแม่

ผศ. ดร. ปรีชา เทียนสมประสงค์

ผศ. วิจิต ศิริโชติ

คุณณรงค์ แสงแก้ว

คุณศิววรรณ ศิริทองदार

คุณสันติ หาญกล้า

คุณศศิธร วัชรพฤกษ์

คุณพรศรี ตั้งพัฒนากิจเจริญ

คุณปราโมทย์ เลิศลักษณ์ศิริกุล

คุณอติชาติ วงศ์รัตน์

ห้องปฏิบัติการฟิสิกส์

ภาควิชาฟิสิกส์ประยุกต์

คณะกรรมการทุกท่าน

เพื่อน ๆ ทุกคน

ผู้ให้การดูแล , ความห่วงใย และกำลังใจ

ผู้ให้ความรู้และคอยให้ความช่วยเหลือทางด้าน
การเงิน

ผู้ให้คำแนะนำและให้ประสบการณ์ความรู้

ผู้ให้คำแนะนำเช่นกัน

ผู้ให้ข้อมูลเกี่ยวกับโครงการพิเศษ

ผู้ให้ความช่วยเหลือในการเขียนรูปวงจรและให้
ความบันเทิง

ผู้เอื้อเฟื้อคอมพิวเตอร์ในการพิมพ์รายงาน

ผู้เอื้อเฟื้อคอมพิวเตอร์ในการพิมพ์รายงาน

ผู้เอื้อเฟื้อคอมพิวเตอร์ในการพิมพ์รายงาน

ผู้เอื้อเฟื้อเครื่องพิมพ์ในการพิมพ์รายงาน

ผู้เอื้อเฟื้ออุปกรณ์ในการทำโครงการพิเศษ

ที่กรุณาตรวจทานรายงาน โครงการพิเศษ

ผู้มีน้ำใจแบ่งปันสิ่งของและความรู้สึกร่วมกัน

สารบัญเรื่อง

ง

	หน้า
บทคัดย่อภาษาไทย	ก
บทคัดย่อภาษาอังกฤษ	ข
กิตติกรรมประกาศ	ค
สารบัญเรื่อง	ง
สารบัญรูป	ช
สารบัญตาราง	ฉ
บทที่ 1 บทนำ	1
1.1 ที่มาของปัญหา	1
1.2 วัตถุประสงค์ในการทำโครงการพิเศษ	1
1.3 วิธีดำเนินการ	2
1.4 ประโยชน์ที่ได้รับ	2
บทที่ 2 ทฤษฎี	3
2.1 ระบบโทรศัพท์	3
2.1.1 ความรู้เบื้องต้นเกี่ยวกับระบบโทรศัพท์	3
2.1.2 กลไกการเชื่อมต่อวงจร	4
2.1.3 ระดับสัญญาณที่ใช้ในระบบโทรศัพท์	6
2.1.4 การสนทนา	7
2.1.5 ระบบการส่งสัญญาณในสายส่ง	7
2.1.6 สัญญาณเสียงพูด	7
2.1.7 สัญญาณรบกวน	10
2.2 ข้อมูลเกี่ยวกับไมโครคอนโทรลเลอร์	10
2.2.1 ลักษณะทั่วไปของ MCS-51	10
2.2.2 ตำแหน่งขาของ MCS-51	12
2.2.3 โครงสร้างภายในของ MCS-51	16
2.3 ข้อมูลเกี่ยวกับ ISD2590 Single-Chip Voice Recorder/Playback Device 90-Second Durations	21
2.3.1 ลักษณะโดยทั่วไป	21
2.3.2 คุณสมบัติของ ISD2590	22
2.3.3 รายละเอียดของ ISD2590	24

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.3.4	รายละเอียดของขาสัญญาณของ ISD2590	25
2.3.5	โหมคของการทำงาน	28
2.4	ข้อมูลเกี่ยวกับ MT8870D Integrated DTMF Reciever	37
2.4.1	โครงสร้างภายในของ MT8870D	38
2.4.2	ฟังก์ชันการทำงานภายในของ MT8870D	39
2.5	ข้อมูลเกี่ยวกับ MC145412 Pulse/Tone Repertory Dialer	42
2.5.1	ลักษณะและคุณสมบัติของ MC145412	42
2.5.2	รายละเอียดของแต่ละขาของ MC145412	44
2.5.3	คำอธิบายทั่วไปของ MC145412	46
2.6	ข้อมูลเกี่ยวกับ LM567 Tone Decoder	48
บทที่ 3	หลักการงานและการออกแบบ	50
3.1	คุณสมบัติของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	50
3.2	หลักการงานของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	51
3.3	การออกแบบ	54
3.3.1	วงจรเสียงพูด	54
3.3.2	วงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD	55
3.3.3	วงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF	56
3.3.4	วงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง	57
3.3.5	วงจรตรวจจับสัญญาณสายว่างและสายไม่ว่าง	59
3.3.6	วงจรที่ใช้ในการตัดต่อขาสัญญาณ	60
3.3.7	วงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์	61
3.3.8	วงจรที่ใช้ในการเชื่อมต่อไมโครคอนโทรลเลอร์กับไฟสลับ 220 โวลต์	62
3.3.9	วงจรของตัวตรวจจับ	63
3.3.10	การคับปลิงกับคู่สายโทรศัพท์	64
3.3.11	วงจรแหล่งจ่ายไฟ	65
3.4	แผนผังแสดงลำดับขั้นตอนการทำงาน	66
บทที่ 4	ผลการทดลอง	81
4.1	ผลการทดลองของวงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง	81
4.2	ผลการทดลองของวงจรตรวจจับสัญญาณสายว่างและไม่ว่าง	82

4.3 ผลการทดลองของวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD	83
4.4 ผลการทดลองของวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF	84
4.5 ผลการทดลองของวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์	86
บทที่ 5 สรุปผลและแนวทางการพัฒนา	87
ภาคผนวก ก. โปรแกรมควบคุมการทำงานของระบบควบคุมทาง โทรศัพท์ขนาดเล็ก	
ภาคผนวก ข. วงจรรวมของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	
ภาคผนวก ค. รูปถ่ายของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	
ภาคผนวก ง. รายละเอียดของอุปกรณ์ต่าง ๆ	
เอกสารอ้างอิง	
ประวัติผู้จัดทำโครงการพิเศษ	



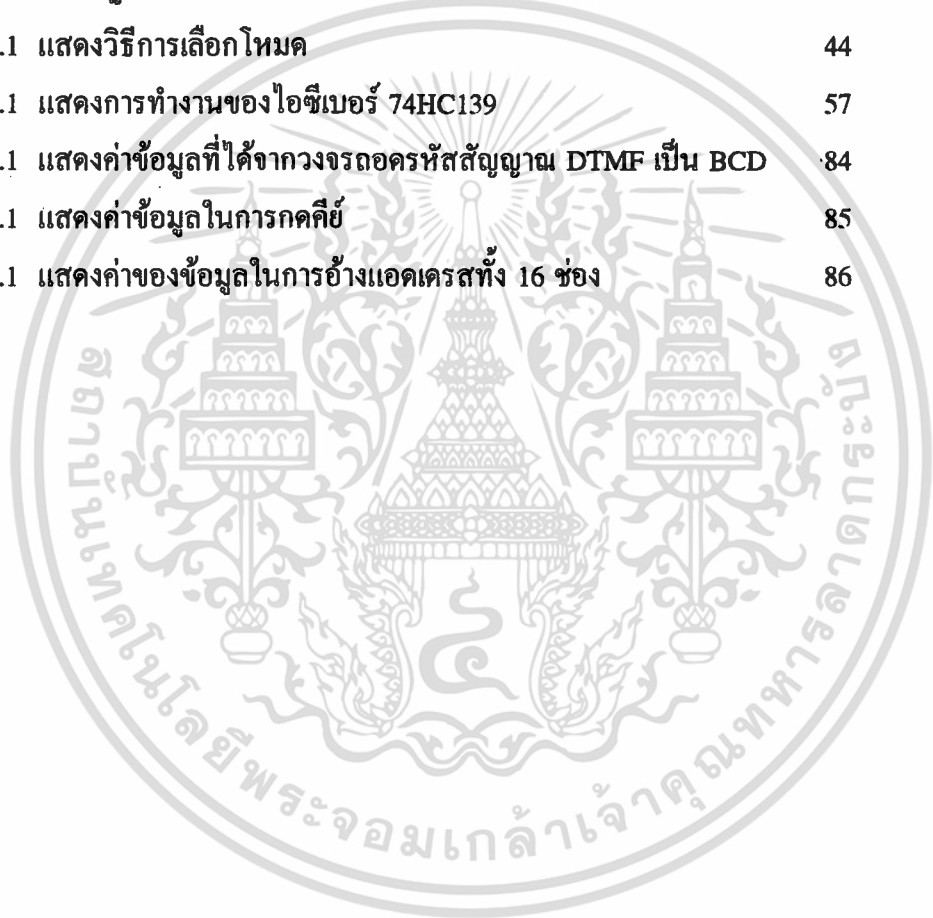
สารบัญรูป

	หน้า
รูปที่ 2.1.1 แสดงวงจรภายในเครื่องโทรศัพท์และการเชื่อมต่อกับขุมสายท้องถิ่น	4
รูปที่ 2.1.2 แสดงความถี่ที่มอดูเลตกันเมื่อมีการกดหมายเลข	5
รูปที่ 2.1.3 แสดงแถบความถี่ (พลังงาน) ของเสียงพูด	8
รูปที่ 2.1.4 แสดงสัญญาณคร่าว ๆ ที่อยู่ทั้งในและนอกย่านความถี่เสียง	8
รูปที่ 2.1.5 แสดงวงจรอย่างง่ายในการอธิบายกำลังของสัญญาณ	9
รูปที่ 2.2.1 แสดงตำแหน่งขาของชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51	12
รูปที่ 2.2.2 แสดงโครงสร้างภายในของชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	16
รูปที่ 2.2.3 แสดงโครงสร้างหน่วยความจำทั้งหมดของ MCS-51	17
รูปที่ 2.2.4 แสดงโครงสร้างและตำแหน่งของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะใน MCS-51	19
รูปที่ 2.2.5 แสดงการเลือกรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 แต่ละกลุ่ม	20
รูปที่ 2.3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของ ISD2590	23
รูปที่ 2.3.2 แสดงการจัดเรียงขาของ ISD2590	23
ก) แบบ DIP/SOIC	
ข) แบบ TSOP	
รูปที่ 2.3.3 แสดงการใช้งานของวงจรในโหมดการอ้างแอดเดรส	32
รูปที่ 2.3.4 แสดงการใช้งานของวงจรในโหมด Push-Button	33
รูปที่ 2.3.5 แสดงลักษณะการเชื่อมต่อ ISD2590 กับไมโครคอนโทรลเลอร์	34
รูปที่ 2.3.6 แสดงไทม์มิงไดอะแกรมในโหมดการอ้างแอดเดรส	35
รูปที่ 2.3.7 แสดงไทม์มิงไดอะแกรมในโหมด Push-Button	36
รูปที่ 2.4.1 แสดงโครงสร้างภายในของ MT8870D	38
รูปที่ 2.4.2 แสดงการใช้งานเบื้องต้นของ MT8870D	39
รูปที่ 2.4.3 แสดงวงจรรวมสัญญาณอย่างง่ายและการคำนวณการ์ดไทม์	40
รูปที่ 2.4.4 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุต	41
รูปที่ 2.4.5 แสดงการต่อวงจรผลิตความถี่	42
รูปที่ 2.5.1 ก) แสดงลักษณะของตัวถังมาตรฐานแบบ DIP ของ ไอซีตระกูล 145XXXX	42
ข) แสดงลักษณะการจัดเรียงขาของ MC145412	

รูปที่ 2.5.2	แสดงบล็อกโคอะแกรมของส่วนประกอบภายในทั้งหมด	43
รูปที่ 2.5.3	แสดงลักษณะของคีย์บอร์ด	46
รูปที่ 2.5.4	แสดงโทมมิ่งโคอะแกรมของ MC145412	47
รูปที่ 2.6.1	แสดงลักษณะขาสัญญาณและลักษณะวงจรภายในของ ตัวถังแบบ DIP	48
รูปที่ 2.6.2	วงจรที่ใช้ในการทดสอบสัญญาณ AC	49
รูปที่ 3.2.1	แสดงการเชื่อมต่อระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	51
รูปที่ 3.2.2	บล็อกโคอะแกรมแสดงส่วนประกอบต่าง ๆ ของระบบควบคุม ทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก	52
รูปที่ 3.3.1	แสดงลักษณะของวงจรเสียงพูด	54
รูปที่ 3.3.2	แสดงลักษณะของวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF	55
รูปที่ 3.3.3	แสดงลักษณะของวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF	56
รูปที่ 3.3.4	แสดงลักษณะของวงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง	57
รูปที่ 3.3.5	แสดงลักษณะของวงจรตรวจจับสายว่างและไม่ว่าง	59
รูปที่ 3.3.6	แสดงลักษณะของวงจรที่ใช้ในการตัดต่อขาสัญญาณ	60
รูปที่ 3.3.7	แสดงลักษณะของวงจรมัลติเพิลิกเซอร์	61
รูปที่ 3.3.8	แสดงลักษณะของวงจรที่ใช้ในการเชื่อมต่อไมโครคอนโทรลเลอร์ กับไฟสลับ 220 โวลต์	62
รูปที่ 3.3.9	แสดงลักษณะของวงจรของตัวตรวจจับ	63
รูปที่ 3.3.10	แสดงลักษณะการคับปลิงกับคู่สายโทรศัพท์	64
รูปที่ 3.3.11	แสดงลักษณะของวงจรแหล่งจ่ายไฟตรง +5V,+12V และมีแบตเตอรี่สำรอง	65
รูปที่ 4.1.1	แสดงรูปสัญญาณของสัญญาณกระดิ่ง	81
รูปที่ 4.1.2	แสดงรูปสัญญาณเอาต์พุตที่ได้ในขณะที่มีสัญญาณกระดิ่ง	81
รูปที่ 4.2.1	แสดงความสัมพันธ์ของสัญญาณสายว่างทางค่านินพุตและ เอาต์พุตของวงจร	82
รูปที่ 4.2.2	แสดงความสัมพันธ์ของสัญญาณสายไม่ว่างทางค่านินพุต และเอาต์พุตของวงจร	83
รูปที่ 4.4.1	แสดงตัวอย่างของสัญญาณ DTMF หมายเลข 9	85

สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1.1 ระดับสัญญาณระหว่างคู่สายโทรศัพท์ในช่วงการใช้งานต่าง ๆ	6
ตารางที่ 2.3.1 แสดงคุณลักษณะที่สำคัญของ ISD2590	21
ตารางที่ 2.3.2 โหมดของการทำงาน	28
ตารางที่ 2.3.3 แสดงการควบคุมการทำงานในโหมดการอ้างแอดเดรส	32
ตารางที่ 2.3.4 แสดงการควบคุมการทำงานในโหมด Push-Button	33
ตารางที่ 2.4.1 ค่าเลขฐานสองที่ได้จากการถอดรหัสความถี่ DTMF	37
ตารางที่ 2.5.1 แสดงวิธีการเลือกโหมด	44
ตารางที่ 3.3.1 แสดงการทำงานของไอซีเบอร์ 74HC139	57
ตารางที่ 4.3.1 แสดงค่าข้อมูลที่ได้จากวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD	84
ตารางที่ 4.4.1 แสดงค่าข้อมูลในการกดคีย์	85
ตารางที่ 4.5.1 แสดงค่าของข้อมูลในการอ้างแอดเดรสทั้ง 16 ช่อง	86



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

1.1 ที่มาของปัญหา

ในปัจจุบันเทคโนโลยีทางการสื่อสารและโทรคมนาคมมีความก้าวหน้ามากและยังได้เข้ามามีบทบาทในชีวิตประจำวันมากยิ่งขึ้นเพื่ออำนวยความสะดวกเร็วในการติดต่อสื่อสาร ระบบโทรศัพท์นับว่าเป็นหัวใจสำคัญของการสื่อสารรูปแบบหนึ่งซึ่งมีความสะดวกเร็ว และง่ายต่อการใช้งานเมื่อเปรียบเทียบกับวิธีการสื่อสารรูปแบบอื่นๆ และด้วยความรู้ความสามารถของมนุษย์จึงได้มีการพัฒนาอุปกรณ์โทรศัพท์ให้สามารถใช้งานในลักษณะพิเศษอื่น ๆ ได้ เช่น ใช้เป็นระบบฝากข้อความอัตโนมัติทางโทรศัพท์, ใช้เป็นระบบควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าทางโทรศัพท์ และใช้เป็นระบบเตือนภัยอัตโนมัติทางโทรศัพท์ เป็นต้น ซึ่งล้วนแล้วแต่แสดงถึงความทันสมัยและอำนวยความสะดวกสบาย รวมทั้งยังช่วยเพิ่มความปลอดภัยในชีวิตและทรัพย์สินอีกด้วย ดังนั้นเพื่อตอบสนองความต้องการดังกล่าว โครงการนี้จึงได้พัฒนาอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ที่สามารถทำงานในลักษณะพิเศษทั้งสามที่กล่าวมาข้างต้น และใช้ชื่อว่า **ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก (Home Control System)**

1.2 วัตถุประสงค์ในการทำโครงการพิเศษ

- เพื่อศึกษาการทำงานของระบบโทรศัพท์
- เพื่อศึกษาการทำงานของระบบไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51
- เพื่อศึกษาและออกแบบระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก โดยอาศัยการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51
- เพื่อพัฒนาระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กให้มีประสิทธิภาพสูงสุดโดยสามารถนำเอาคุณลักษณะพิเศษของการทำงานของโทรศัพท์ในรูปแบบต่าง ๆ มาผสมผสานให้เกิดประโยชน์มากที่สุด
- เรียนรู้ลักษณะการทำงานที่เป็นระบบ และรู้จักวิเคราะห์ปัญหา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

1.3 วิธีการดำเนินงาน

- ศึกษาระบบโทรศัพท์และระบบไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51
- วางขอบเขตของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก อย่างคร่าว ๆ
- ศึกษาหาข้อมูลและออกแบบระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กโดยรวม ซึ่งประกอบด้วย วงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF (Dual Tone Multi Frequency) เป็น BCD , วงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF , วงจรเสียงพูด , วงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์ , วงจรตัดต่อคู่สายโทรศัพท์ , วงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง , วงจรตรวจจับสัญญาณสายว่างและสายไม่ว่าง , วงจรอปโตไอโซเลเตอร์ตามลำดับ
- ทำการต่อวงจรแต่ละส่วนและทดสอบการทำงานของวงจรแต่ละส่วนโดยวิธี Simple Hard-Wire
- เชื่อมวงจรแต่ละส่วนเข้าด้วยกัน และเขียนโปรแกรมเพื่อทดสอบการทำงานที่ละขั้นตอนจนเสร็จสมบูรณ์
- ประกอบชิ้นงานให้เสร็จสมบูรณ์ พร้อมทั้งนำไปใช้งานจริง

1.4 ประโยชน์ที่ได้รับ

- ทำให้เข้าใจการทำงานของระบบโทรศัพท์และสัญญาณต่าง ๆ
- ทำให้เข้าใจการทำงานของระบบไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 และสามารถนำไปประยุกต์ใช้งานได้อย่างมีประสิทธิภาพ
- ทำให้รู้จักค้นคว้าหาข้อมูลเพิ่มเติมจากแหล่งต่าง ๆ เพื่อเป็นแนวทางในการแก้ปัญหา
- สามารถสร้างระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก เพื่ออำนวยความสะดวกสบายและลดความเสียหายของชีวิตและทรัพย์สินได้อย่างทันท่วงที
- รู้จักวิธีการทำงานอย่างมีระบบ วิเคราะห์และแก้ไขปัญหาอย่างมีหลักการและเหตุผล

บทที่ 2

ทฤษฎี

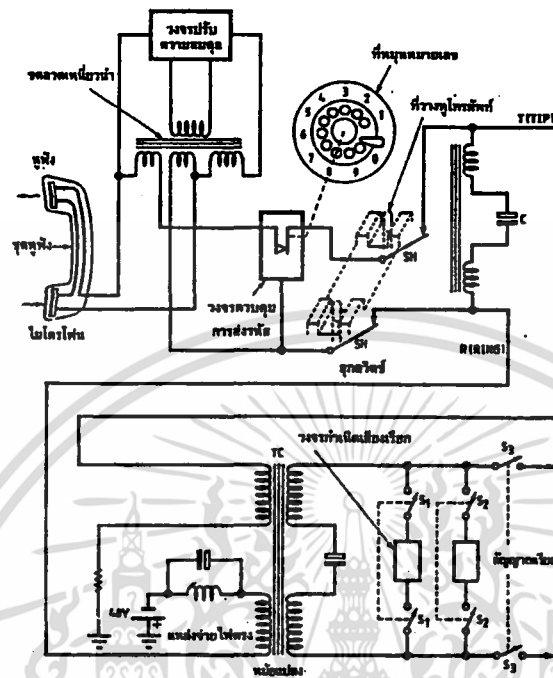
2.1 ระบบโทรศัพท์

2.1.1 ความรู้เบื้องต้นเกี่ยวกับระบบโทรศัพท์

โทรศัพท์ที่เคยเห็นกันทั่ว ๆ ไปมีอยู่ด้วยกัน 2 แบบคือ แบบกดปุ่มและแบบหมุน แต่หน้าที่ของทั้งสองระบบก็จะเหมือน ๆ กัน จะต่างกันก็ตรงที่แบบกดปุ่มจะส่งสัญญาณออกไปเป็นความถี่ที่แตกต่างกัน ส่วนแบบหมุนจะส่งสัญญาณเป็นจำนวนพัลส์ หน้าที่หลัก ๆ ของทั้งสองระบบที่เหมือนกันสามารถสรุปได้ดังนี้

- ชุมสายจะรับรู้ว่ามีผู้ต้องการใช้โทรศัพท์เมื่อมีการยกหูโทรศัพท์ขึ้น
- ชุมสายจะส่งสัญญาณที่เรียกว่า สัญญาณหมุน (dial tone) บอกว่าพร้อมที่จะให้ทำการกดหรือหมุนหมายเลขที่จะติดต่อได้ซึ่งก็คือ เสียงที่ได้ยินเมื่อเวลายกหู เป็นสัญญาณเสียงที่มีความถี่ 350 เฮิรตซ์ กับ 440 เฮิรตซ์ มอดูเลตรวมกัน
- เครื่องโทรศัพท์จะทำหน้าที่ส่งรหัสหมายเลขที่ผู้เรียกต้องการจะติดต่อด้วย ไปยังชุมสายที่ควบคุม
- ชุมสายจะส่งสัญญาณบอกผู้เรียกว่า หมายเลขที่ต้องการติดต่อด้วยว่างหรือไม่ ถ้าว่างก็จะส่งสัญญาณเรียกกลับ (ring back) ซึ่งมีความถี่ 440 เฮิรตซ์ กับ 480 เฮิรตซ์ มอดูเลตกันมา โดยจะดัง 1 วินาทีแล้วเงียบ 4 วินาที สลับกันไป แต่ถ้าหมายเลขที่ต้องการจะเรียกไม่ว่างก็จะส่งสัญญาณความถี่ 480 เฮิรตซ์ กับ 620 เฮิรตซ์ มอดูเลตกันมา
- สามารถเปลี่ยนรูปพลังงานเสียงเป็นสัญญาณไฟฟ้า และสัญญาณไฟฟ้ากลับมาเป็นพลังงานเสียงได้
- เครื่องโทรศัพท์จะปรับแรงดันอย่างอัตโนมัติในกรณีที่เกิดการเปลี่ยนแปลงของแรงดันเกิดขึ้น
- เครื่องโทรศัพท์จะส่งสัญญาณไปยังชุมสาย เพื่อแจ้งให้ทราบว่สิ้นสุดการใช้งานแล้ว และให้ชุมสายเลิกการติดต่อกับอีกฝ่ายหนึ่งได้

2.1.2 กลไกการเชื่อมต่อวงจร



รูปที่ 2.1.1 แสดงวงจรภายในเครื่องโทรศัพท์และการเชื่อมต่อกับขุมสายท้องถิ่น

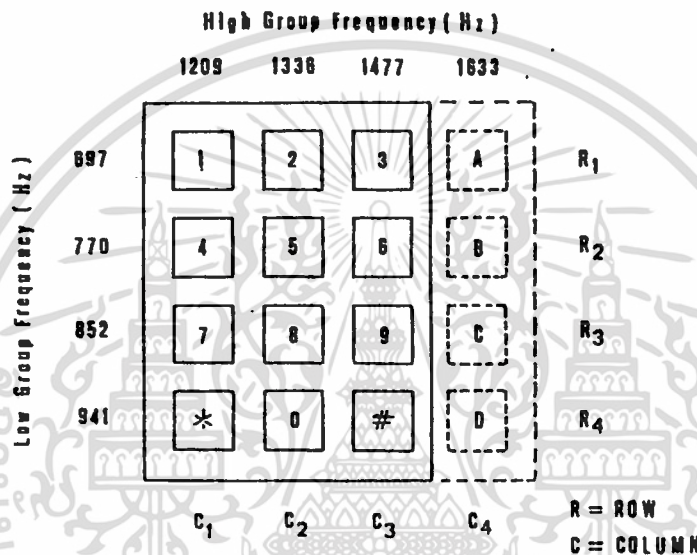
รูปที่ 2.1.1 แสดงถึงวงจรพื้นฐานรวมทั้งการเชื่อมต่อกับขุมสายจะเห็นว่าโทรศัพท์ที่จะเชื่อมต่อกับขุมสายด้วยสายสองเส้นคือ T (TIP) และ R (RING) เมื่อผู้ใช้ยกหูโทรศัพท์ขึ้นแหล่งจ่ายไฟตรงของขุมสาย (48 โวลต์) ก็จะถูกต่อเข้ากับวงจรของเครื่องโทรศัพท์โดยสวิทช์ (hook-switch) ในส่วนที่เชื่อมต่อระหว่างหูฟัง (ซึ่งรวมทั้งไมโครโฟนด้วย) กับสายโทรศัพท์ก็จะต้องมีหม้อแปลงอัตโนมัติ (auto transformer) ทำหน้าที่ปรับอิมพีแดนซ์ของหูฟังและสายโทรศัพท์ให้สมดุลกัน เพื่อให้การรับส่งสัญญาณมีประสิทธิภาพที่สุด รวมไปถึงการทำให้ผู้พูดได้ยินเสียงที่ตัวเองพูดไป (side tone) ในระดับที่เหมาะสมด้วย

เมื่อมีการติดต่อกันระหว่างเครื่องโทรศัพท์กับขุมสายแล้ว ก็จะมีการส่งสัญญาณไปยังอุปกรณ์สวิทชิงเพื่อบอกให้รู้ว่าขณะนี้คู่สายไม่ว่างแล้ว

สำหรับการหมุนหมายเลขโทรศัพท์ก็คือ การส่งสัญญาณพัลส์ (pulse train) ตั้งแต่ 1 ถึง 10 พัลส์ เช่น ถ้ามีการส่งพัลส์ 1 พัลส์ ก็หมายถึงการหมุนหมายเลขหนึ่ง ส่ง 2 พัลส์ ก็หมายถึงเลขสอง ดังนั้นถ้าหมุนเลข 0 ก็จะมีการส่งพัลส์จำนวน 10 พัลส์นั่นเอง และความเร็วในการส่งก็คือ 10 พัลส์ต่อวินาที

สำหรับโทรศัพท์ที่ใช้การกดปุ่มนั้นก็จะเป็นการส่งสัญญาณที่มีค่าความถี่ที่แตกต่างกันออกไป สำหรับแต่ละหมายเลขที่มีอยู่ 10 ตัว ความถี่ที่ส่งออกไปเป็นความถี่ที่อยู่ในย่านความถี่เสียงเพียงแต่ว่าในการกดครั้งหนึ่งจะมีสัญญาณเสียงที่มอดูเลตแล้วถูกส่งออกไป 2 ความถี่ตามรูปที่

2.1.2



รูปที่ 2.1.2 แสดงความถี่ที่มอดูเลตกันเมื่อมีการกดหมายเลข [4]

ข้อดีของการใช้โทรศัพท์แบบกดปุ่ม (DTMF Dialling) คือ

- สามารถลดเวลาในการหมุนเลขหมายลงได้ ทำให้มีผลคือ เวลาเฉลี่ยที่ใช้โทรศัพท์แต่ละครั้ง (holding time) ลดลง ซึ่งทำให้ชุมสายโทรศัพท์สามารถรับทราฟฟิค (traffic) ได้มากขึ้น
- สามารถใช้วงจรทางโซลิตสเตทอิเล็คทรอนิกส์ (Solid State Electronics) แทนอุปกรณ์ทางด้านแมคานิกส์ (mechanics) จึงทำให้มีความรวดเร็วและแม่นยำในการส่งเลขหมาย
- สามารถเพิ่มปุ่มกดได้อีก 4 ปุ่ม (คอลัมน์ที่ 4) เพื่อใช้ในการส่งสัญญาณการบริหารประเภทอื่น ๆ
- มีความเหมาะสมที่จะใช้กับชุมสายโทรศัพท์ระบบ SPC (Stored Program Control)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ทางชุมสายเมื่อได้รับข้อมูลจากผู้เรียกแล้ว ก็จะแปลงสัญญาณที่ได้รับมาส่งให้อุปกรณ์ สวิตซ์ซึ่งทำงานเพื่อทำการต่อสายให้กับผู้เรียก ถ้าปลายสายที่ต้องการติดต่อกับไม่ว่าง ชุมสายก็จะส่งสัญญาณไม่ว่าง (busy tone) ไปยังผู้เรียกเพื่อแจ้งให้ทราบว่าไม่สามารถต่อวงจรให้ได้ แต่ถ้า ปลายสายว่าง ชุมสายก็จะส่งสัญญาณกระดิ่ง (ringing tone) ไปยังปลายสายและส่งสัญญาณเรียก กลับ (ringback tone) ไปยังผู้เรียกเพื่อแจ้งให้ทราบว่าสามารถต่อวงจรให้ได้ตามต้องการแล้ว

2.1.3 ระดับสัญญาณที่ใช้ในระบบโทรศัพท์

สัญญาณระหว่างคู่สายโทรศัพท์นั้นมีทั้งสัญญาณที่เป็นไฟกระแสตรง (DC) และสัญญาณ ไฟกระแสสลับ (AC) ซึ่งระดับโวลต์เตจของสัญญาณระหว่างคู่สายจะแตกต่างกันไป ดังแสดงใน ตาราง 2.1.1

ตารางที่ 2.1.1 ระดับสัญญาณระหว่างคู่สายโทรศัพท์ในช่วงการใช้งานต่าง ๆ

ช่วงเวลาการทำงาน	ระดับสัญญาณไฟ กระแสตรง	ระดับสัญญาณไฟ กระแสสลับ
ไม่ได้ใช้งาน (ไม่ได้ยกหูฟังขึ้น)	48 โวลต์	
ยกหูฟังขึ้น มีสัญญาณหมุน	10 โวลต์	600 มิลลิโวลต์
ขณะกดหมายเลข	10 โวลต์	ไม่เกิน 0.5 โวลต์
มีสัญญาณแจ้งว่าสายไม่ว่าง	10 โวลต์	400 มิลลิโวลต์
มีสัญญาณเรียกกลับ	10 โวลต์	400 มิลลิโวลต์
มีสัญญาณกระดิ่ง (สำหรับเครื่องผู้รับ)	48 โวลต์	110 โวลต์
มีการพูดระหว่างคู่สาย โทรศัพท์	10 โวลต์	ไม่เกิน 1 โวลต์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.1.4 การสนทนา

เมื่อปลายทางหรือผู้ถูกเรียกขานโทรศัพทขึ้น การทำงานในส่วนควบคุมของชุมสายโทรศัพทก็จะหยุดเพื่อที่จะรอทำงานให้กับผู้อื่นที่เรียกเข้ามาต่อไป แต่หน้าที่ของชุมสายสำหรับตอนนี้ก็คือ การทำงานของมิเตอร์สำหรับเรียกเก็บค่าบริการภายหลัง

ในระหว่างที่ทำการสนทนาอยู่ เครื่องโทรศัพทก็จะทำงาน 2 โหมดไปพร้อม ๆ กันคือ แปลงสัญญาณไฟฟ้าให้เป็น สัญญาณเสียง (acoustic energy) ซึ่งจะเรียกว่า โหมดรับสัญญาณ (receiver mode) และในทางกลับกันโหมดที่ทำหน้าที่แปลงสัญญาณเสียงให้เป็นสัญญาณไฟฟ้าจะเรียกว่า โหมดส่งสัญญาณ (transmitter mode) ในโหมดนี้เองที่มีเรื่องของ การป้อนกลับของสัญญาณเข้ามาเกี่ยวข้องกับมันก็คือ การที่ผู้พูดสามารถได้ยินเสียงของตนเองจากหูฟังด้วยเรียกเสียงนี้ว่า side tone ซึ่งจำเป็นอย่างมากที่จะต้องป้อนกลับมาเพราะไม่เช่นนั้นจะไม่สามารถรู้ได้เลยว่าควรพูดให้มีเสียงดังระดับใดจึงจะเหมาะสมที่คู่สนทนาได้ยินเสียงพูดของผู้เรียกอย่างชัดเจน

เมื่อสิ้นสุดการสนทนา ทั้งสองฝ่ายวางหูโทรศัพทลงสัญญาณจากทุกสวิทช์ก็จะบอกให้ชุมสายทำการเปิดวงจรที่ทำการติดต่อยุ่ ออก อุปกรณ์ต่าง ๆ ก็จะว่างและพร้อมสำหรับการติดต่อกครั้งต่อไป

2.1.5 ระบบการส่งสัญญาณในสายส่ง

สัญญาณที่จะปรากฏในสายส่งจะสามารถแยกได้เป็น 2 ชนิดใหญ่ ๆ ก็คือ สัญญาณเสียงที่พูดคุยกันและ สัญญาณที่ใช้ในการควบคุมระบบสวิทชิงซึ่งใช้ในการเชื่อมต่อวงจรระหว่างผู้เรียกกับผู้ถูกเรียกนั่นเอง รวมทั้งสัญญาณเรียกกลับ สัญญาณสายไม่ว่าง

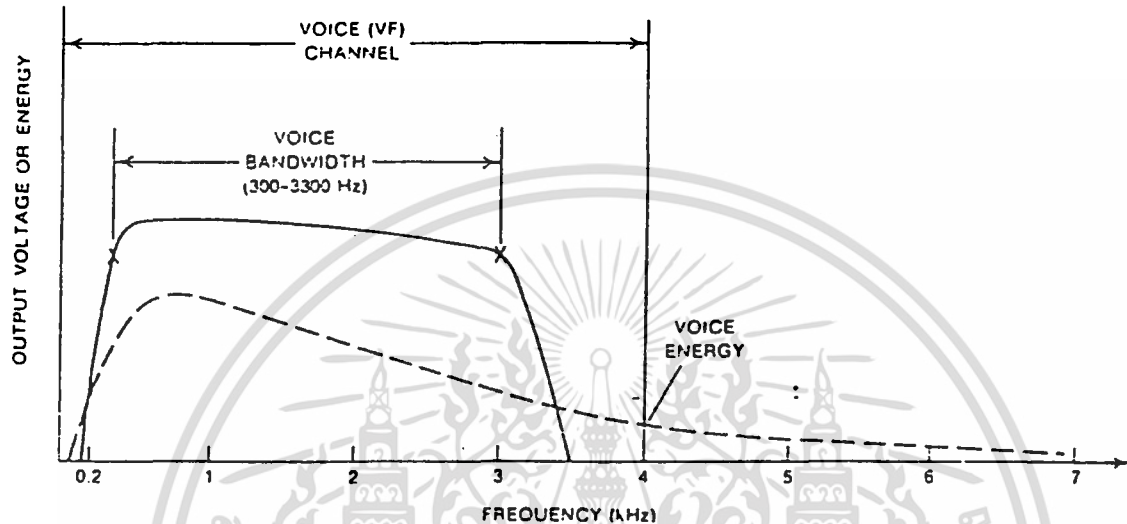
สัญญาณควบคุมที่ว่านี้ก็อาจจะเป็นได้ทั้งสัญญาณอะนาลอกหรือสัญญาณดิจิทัลก็ได้ เนื่องจากว่าโทรศัพทแบบหมุนกับแบบคดปุ่มมีการส่งรหัสหมายเลขโทรศัพทที่แตกต่างกัน

ดังนั้นในการส่งสัญญาณออกไปในสายส่งบางครั้งอาจจะมีการส่งทั้งสัญญาณดิจิทัลและสัญญาณอะนาลอกไปพร้อม ๆ กันก็ได้

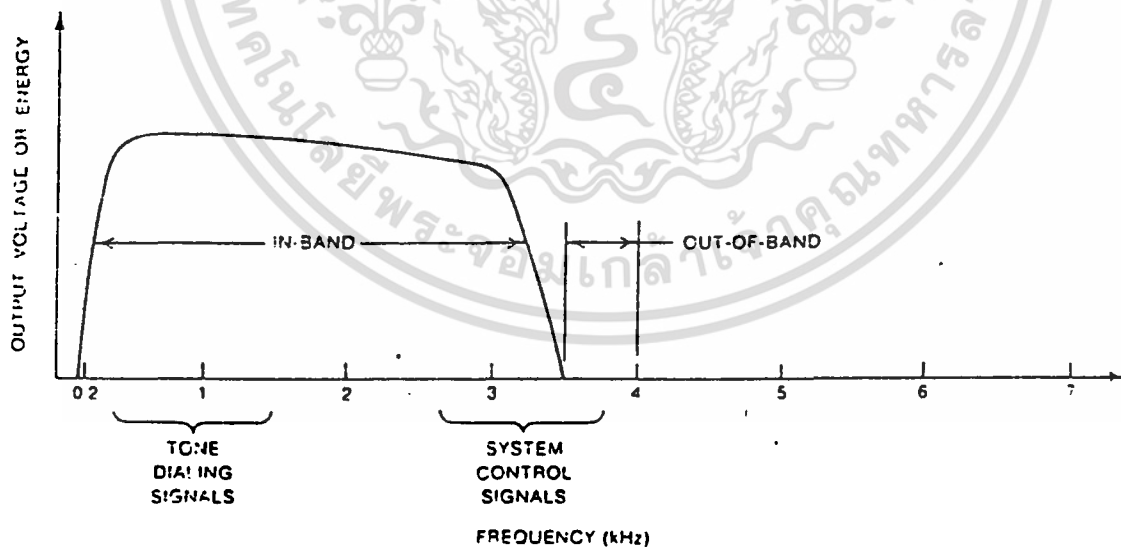
2.1.6 สัญญาณเสียงพูด

สัญญาณเสียงพูดจัดเป็นสัญญาณอะนาลอก จากรูปที่ 2.1.3 จะเห็นว่าเสียงพูดมีแบนด์วิดท์ตั้งแต่ 100 เฮิรตซ์ ไปจนถึง 6 กิโลเฮิรตซ์ แต่จริง ๆ แล้วเสียงพูดที่ทำให้คนฟังสามารถฟังแล้วจับใจความได้สบาย ๆ จะอยู่ในช่วง 200 - 4,000 เฮิรตซ์เท่านั้น วงจรกรองความถี่จึงได้ถูกนำมา

ใช้เพื่อป้องกันสัญญาณที่ไม่ต้องการเข้ามาภายในระบบ โดยจะยอมให้สัญญาณที่มีความถี่ตั้งแต่ 0 - 4,000 เฮิรตซ์ สามารถผ่านเข้าไปในระบบได้และความถี่ย่านนี้ก็มีชื่อเรียกว่า ช่องสัญญาณเสียงพูด (voice channel) หรือ VF channel แต่อย่างไรก็ตามแบนด์วิธของเสียงพูดในการส่งจริงจะอยู่ในช่วง 300 - 3,000 เฮิรตซ์ เท่านั้น ไม่ได้มีการใช้ช่องสัญญาณในการส่งเต็มย่านความถี่



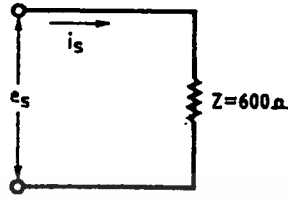
รูปที่ 2.1.3 แสดงแถบความถี่ (พลังงาน) ของเสียงพูด



รูปที่ 2.1.4 แสดงสัญญาณต่างๆ ที่อยู่ทั้งในและนอกย่านความถี่เสียง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 2.1.4 จะเห็นว่าในช่วงความถี่ 300 - 3,000 เฮิรตซ์ ประกอบไปด้วยสัญญาณต่าง ๆ หลายสัญญาณ ไม่ว่าจะเป็นสัญญาณหมุน (dial tone) หรือสัญญาณควบคุมต่าง ๆ ก็จะถูกส่งไปในช่วงความถี่นี้ทั้งสิ้น



รูปที่ 2.1.5 วงจรอย่างง่ายในการอธิบายกำลังของสัญญาณ

เมื่อก้าวถึงระดับความดังของเสียงที่ได้ยิน นั่นก็คือ ขนาดแอมพลิจูดของสัญญาณ ซึ่งสามารถอธิบายให้เห็นภาพพจน์ได้ดียิ่งขึ้น โดยอาศัยสมการทางคณิตศาสตร์ โดยอธิบายในรูปของพลังงานที่ปรากฏที่โหลด ดังรูปที่ 2.1.5 เช่น สายโทรศัพท์คู่หนึ่งมีอิมพีแดนซ์ 600 โอห์ม พลังงานที่ปรากฏที่โหลดก็คือ

$$P_{load} = \frac{e_s^2}{600}$$

โดย P_{load} คือ กำลังที่ตกคร่อมโหลด (วัตต์)

e_s คือ ระดับแรงดันของสัญญาณที่ส่งไป (โวลต์)

แต่ในระบบโทรศัพท์และวงจรถอดรหัสที่เกี่ยวข้องกับเสียงแล้วมักจะใช้การเปรียบเทียบกำลังขนาด 1 มิลลิวัตต์อยู่เสมอโดยอยู่ในรูปของเดซิเบล ซึ่งมีสมการดังนี้

$$dB = 10 \log_{10}(P_1 / P_2)$$

แต่เนื่องจากมักจะใช้ค่า 1 มิลลิวัตต์เป็นค่าเปรียบเทียบ (ค่า $P_2 = 1$ มิลลิวัตต์ ในสมการนั่นเอง) ก็จะใช้สัญลักษณ์เป็น dB_m แทน ซึ่งความหมายจริง ๆ แล้วก็คือ การเปรียบเทียบกำลังที่จุดใด ๆ กับกำลังขนาด 1 มิลลิวัตต์นั่นเอง

ในระบบโทรศัพท์ที่ใช้กันจริง ๆ จะมีการกำหนดจุด ๆ หนึ่งในสายส่งให้มีค่า $dB_m = 0$ ซึ่งเรียกจุดนี้ว่า zero level transmission point (zero LTP) ซึ่งประโยชน์ที่จะได้รับจากการกำหนดจุด ๆ นี้ขึ้นมาก็คือ สามารถทำให้ทราบว่าที่ระยะต่าง ๆ ที่ห่างจากจุด zero LTP มีค่ากำลังของสัญญาณกี่ dB_m เมื่อทราบเพียงค่าแรงดันจากการวัดที่ระยะนั้น ๆ

2.1.7 สัญญาณรบกวน

ในระบบใด ๆ ของวงจรอิเล็กทรอนิกส์ย่อมจะต้องมีสัญญาณรบกวนเข้ามาเกี่ยวข้องด้วยเสมอ อาจจะทำให้เกิดความผิดเพี้ยน (distort) ของสัญญาณเสียงพูดได้ และสิ่งที่ทำให้เกิดสัญญาณรบกวนขึ้นก็เป็นสิ่งแวดล้อมรอบ ๆ ข้างเช่น ความร้อน การสวิตซ์ของอุปกรณ์ทรานซิสเตอร์ สายไฟฟ้ากำลังสูงที่อยู่ใกล้ ๆ กับสายส่งสัญญาณ หรือแม้แต่ข้อต่อของสายที่บกพร่อง สิ่งเหล่านี้ล้วนแต่มีผลให้ประสิทธิภาพของสัญญาณโทรศัพท์ด้อยลงทั้งสิ้น นอกจากนั้นยังมีสัญญาณรบกวนอีกชนิดหนึ่งคือ เสียงสะท้อน (echo) ในสายโทรศัพท์ สาเหตุของการเกิดเสียงสะท้อนก็คือ เกิดการไม่สมดุลกัน (mismatching) ระหว่างอิมพีแดนซ์ของสายส่งกับอุปกรณ์ทางด้านเอาต์พุต โดยมากแล้วมักจะพบในการเชื่อมต่อกันระหว่างระบบโทรศัพท์ที่มี 2 สาย กับระบบที่มี 4 สาย และปัญหาเรื่องของเสียงสะท้อนจะมากยิ่งขึ้นถ้าหากระยะทางระหว่างจุดที่ทำให้เกิดเสียงสะท้อนไกลกันมาก ๆ แต่โดยปกติแล้วมักจะไม่มีใครสังเกตเห็นการสะท้อนกลับของเสียงจนถึงขั้นที่ทำให้รู้สึกรำคาญ

2.2 ข้อมูลเกี่ยวกับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์แบบชิปเดี่ยว (Single Chip Microcontroller) คือไมโครโปรเซสเซอร์ที่รวมอยู่บนแผงวงจรรวม ที่มีส่วนหน่วยความจำ ส่วนควบคุมและส่วนอินพุต/เอาต์พุต รวมอยู่บนชิปตัวเดียวกัน

2.2.1 ลักษณะทั่วไปของ MCS-51

ลักษณะทั่ว ๆ ไปของ MCS-51 ประกอบไปด้วย

- ใช้ HMOS และ CHMOS เทคโนโลยีในการสร้าง และทำงานด้วยแหล่งจ่ายไฟขนาด 5 V เพียงแหล่งเดียว
- มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมควบคุมการทำงานอยู่ภายในชิปจำนวน 4 กิโลไบต์ (เบอร์ 8031 ,8032 ไม่มีหน่วยความจำในส่วนนี้ ส่วนเบอร์ 8052 มีหน่วยความจำส่วนนี้ 8 กิโลไบต์ และสำหรับเบอร์ 83C51FB จะมีหน่วยความจำส่วนนี้รวมทั้งสิ้น 16 กิโลไบต์)
- สามารถใช้หน่วยความจำสำหรับโปรแกรมและข้อมูลที่อยู่ภายนอกชิปได้อย่างละ 64 กิโลไบต์แยกออกจากกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- คำสั่งส่วนใหญ่ใช้เวลาทำงานเพียง 1 ไมโครวินาที เมื่อใช้คริสตัลความถี่ 12 เมกะเฮิร์ตซ์

- มีพอร์ตที่สามารถรับหรือส่งข้อมูลได้ทั้ง 2 ทิศทาง จำนวน 4 พอร์ต ๆ ละ 8 บิต หรือสามารถใช้งานเป็นพอร์ตขนาด 1 บิตแยกจากกัน ทำให้เสมือนมีพอร์ตขนาด 1 บิตใช้งานรวมทั้งสิ้น 32 พอร์ต

- พอร์ตแบบอนุกรมสามารถที่จะโปรแกรมการรับส่งแบบ Full Duplex ที่ความเร็วสูง
- โครงสร้างอินเทอร์พอร์ตจะติดตั้งได้ 5 แพล่ง และ 6 แพล่ง สำหรับ 8032/8052 พร้อมด้วยการจัดไพรออริตี (priority) ได้ 2 ระดับ

- มีรีจิสเตอร์สำหรับใช้งานเป็นไทม์เมอร์หรือเคาน์เตอร์ เพื่อนับจำนวนสัญญาณนาฬิกาภายในชิพ หรือนับการเปลี่ยนสถานะของสัญญาณภายนอกขนาด 16 บิต จำนวน 2 ตัว เพื่อใช้สำหรับนับจำนวนพัลส์ วัดความกว้างของพัลส์หรือใช้วัดช่วงเวลา (ในเบอร์ 8052 จะมี 3 ตัว)

- หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายใน บางส่วนสามารถเข้าถึงข้อมูลได้ทั้งระดับไบต์และระดับบิต เพื่อให้การออกแบบโปรแกรมและการควบคุมระบบทำได้ง่ายขึ้น

- มีคำสั่งคูณและหารเลขขนาด 8 บิตในตัวเองโดยใช้เวลาเพียง 4 ไมโครวินาที

- สามารถประมวลผลแบบบูลีน (boolean) เพื่อใช้ในงานควบคุมโดยเฉพาะ

- ชุดคำสั่งของ MCS-51 จะมีความสามารถสูงกว่าคำสั่งของ MCS-48

ไมโครคอนโทรลเลอร์ ตระกูล MCS-51 เบอร์ที่จัดว่าเป็นเบอร์พื้นฐานในตระกูลนี้คือ เบอร์ 8031 , 8051 และ 8751 ซึ่งมีจำนวนขาภายนอก 40 ขาเท่ากัน ใช้เวลาและสัญญาณในการทำงานแต่ละคำสั่งเท่ากัน (มีไทม์มิงไดอะแกรมเหมือนกัน) ใช้แรงดันไฟฟ้าเท่ากัน สิ่งที่แตกต่างกันระหว่างเบอร์ทั้งสามก็คือ ขนาดของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพ ซึ่งมีไว้เพื่อตอบสนองความต้องการที่ไม่เหมือนกัน คือ

- เบอร์ 8031 เบอร์นี้ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพ แต่สามารถใช้หน่วยความจำเพื่อเก็บโปรแกรมที่อยู่ภายนอกได้มากถึง 64 กิโลไบต์ ซึ่งอาจใช้เป็น ROM (Read Only Memory) , PROM (Programable Read Only Memory) , EPROM (Erasable Programable Read Only Memory) ตามความต้องการของผู้ผลิต เบอร์ 8031 นี้มีไว้ใช้ในกรณีที่โปรแกรมมีขนาดเล็กกว่า 4 กิโลไบต์ หรือมากกว่า 4 กิโลไบต์มาก

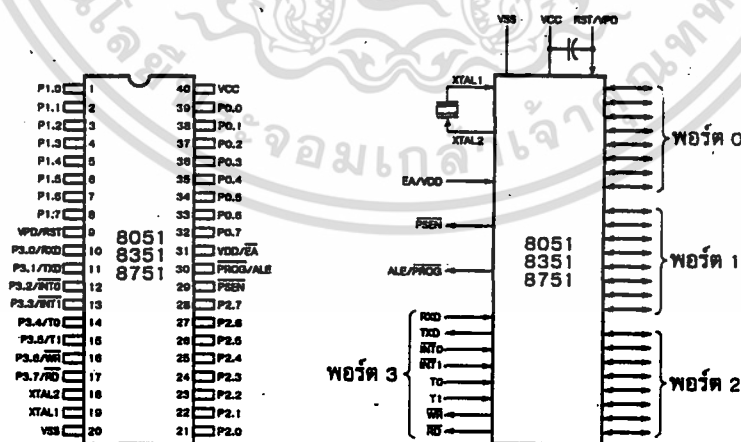
- เบอร์ 8051 หลังจากทดสอบโปรแกรมจนไม่พบข้อผิดพลาดแล้ว จะเป็นช่วงของการผลิตจริง ซึ่งต้องพิจารณาถึงต้นทุนเป็นอันดับแรก ในการผลิตจริงจะใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ 8051 ซึ่งมีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในเป็น ROM ขนาด 4 กิโลไบต์แทน เพราะราคาต่ำกว่ามาก แต่มีข้อจำกัดตรงที่ไม่สามารถแก้ไขโปรแกรมที่ได้บรรจุไปแล้วไม่ว่าจะด้วยวิธีใดก็ตาม

- เบอร์ 8751 มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเป็น EPROM ขนาด 4 กิโลไบต์ ทำให้สามารถใช้รีโปรแกรมได้อีกหลายครั้งในการลบโปรแกรมเก่าที่มีอยู่ และบรรจุโปรแกรมใหม่ลงไปได้ทันที ทั้งนี้เพื่อความสะดวกในการแก้ไขหรือปรับปรุงโปรแกรม ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เบอร์ 8751 มีไว้ใช้ในงานที่เป็นการพัฒนาเบื้องต้น ซึ่งจำเป็นต้องทดสอบโปรแกรมเพื่อหาข้อผิดพลาด (bugs) และแก้ไขให้เรียบร้อยก่อนทำการผลิตจริง การแก้ไขโดยการใช้รีโปรแกรมได้อีกหลายครั้งและการบรรจุโปรแกรมที่แก้ไขใหม่สามารถทำได้ในจำนวนครั้งที่จำกัด ทั้งนี้เพราะหน่วยความจำที่เป็น EPROM เมื่อใช้ไปนาน ๆ จะเกิดการเสื่อมสภาพ ทำให้ไม่สามารถบรรจุโปรแกรมเข้าไปได้

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 ทุกเบอร์ใช้แรงดันไฟฟ้าเพียง 5 โวลต์ในการทำงาน ส่วนกระแสไฟฟ้าที่ใช้จะแตกต่างกันไปตามชนิดของเทคโนโลยีที่ใช้ในการผลิต เบอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูลนี้ที่มีตัวอักษร C อยู่ตรงกลางเบอร์ เช่น 80C31, 80C51 จะเป็นเบอร์ของชิปที่ผลิตโดยอาศัยเทคโนโลยี CMOS ซึ่งใช้พลังงานในการทำงานน้อยกว่าและสามารถควบคุมการใช้พลังงานของตัวชิปได้จากโปรแกรมเพื่อประหยัดพลังงานในระบบ

ในปัจจุบันนี้ได้มีชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ผลิตโดยบริษัทต่าง ๆ มากมาย เช่น ชิพเบอร์ 89C51 ของบริษัท ATMEL ซึ่งหน่วยความจำภายในเป็นแบบ EEPROM (Electrical Erasable Programmable Read Only Memory) ซึ่งสามารถลบและอัดได้ด้วยไฟฟ้า จึงเหมาะสำหรับงานที่เป็นการพัฒนา เพราะใช้งานง่าย สะดวกและรวดเร็ว

2.2.2 ตำแหน่งขาของ MCS-51



รูปที่ 2.2.1 แสดงตำแหน่งขาของชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หน้าที่การใช้งานแต่ละขาของชิพไมโครคอนโทรลเลอร์ในตระกูล MCS-51 มีดังนี้

ขา Vss (ขา 20)

สำหรับต่อลงกราวด์

ขา Vcc (ขา 40)

สำหรับต่อแหล่งจ่ายแรงดันไฟกระแสตรงขนาด 5 โวลต์

ขาพอร์ต 0 (ขา 32-39)

มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 0 ขนาด 8 บิต (P0.0-P0.7) แบบ Open Drain Bidirectional พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุต/เอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ ถ้าเป็นอินพุตพอร์ตต้องส่งค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะปล่อยลอย (มีสถานะ "HIGH" impedance) นอกจากใช้งานเป็นอินพุต/เอาต์พุตแล้ว พอร์ต 0 ยังใช้ในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายนอกด้วย โดยส่งค่าแอดเดรสไบต์ค่า (A0-A7) และมัลติเพล็กซ์กับการรับส่งข้อมูล (D0-D7) จากหน่วยความจำภายนอกในระหว่างการเขียนหรืออ่านข้อมูลโดยมีวงจรถูกฝังภายใน นอกจากนี้พอร์ต 0 ยังใช้งานพิเศษเป็นตัวส่งข้อมูลออกจากพอร์ตนี้ เมื่อใช้บริการทางด้านการตรวจสอบโปรแกรม ROM ภายใน และการโปรแกรมตัว EPROM ภายใน ถ้าใช้งานในลักษณะนี้การถูกลบจากภายนอกจะต้องต่อด้วยค่า 10 กิโลโอห์ม

ขาพอร์ต 1 (ขา 1-8)

มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 1 (P1.0-P1.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุตหรือเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ หากต้องการใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตต้องส่งค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้เพื่อให้มีสถานะเป็น "HIGH" impedance โดยมีวงจรถูกฝังภายใน ในเบอร์ 8052 ขา P1.0 และ P1.7 จะใช้งานเป็น T2 และ T2EX โดยขา T2 จะทำหน้าที่รับสัญญาณจากภายนอกให้ตัวจับเวลา 2 ทำงาน และ ขา T2EX จะเป็นอินพุตผ่านเข้าตัวจับเวลา 2 ถูกกระตุ้นให้ทำงานแบบปกติตามโปรแกรมที่ติดตั้งไว้

ขาพอร์ต 2 (ขา 21-28)

มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 2 (P2.0-P2.7) ขนาด 8 บิตแบบ Open Drain Bidirectional พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุต/เอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ โดยหากใช้งานเป็น

อินพุตพอร์ต ต้องส่งค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะ “HIGH” impedance นอกจากนี้จะใช้งานเป็นอินพุต/เอาต์พุตพอร์ตทั่วไปแล้ว พอร์ต 2 ยังใช้ในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายนอกด้วย โดยใช้สำหรับส่งค่าแอดเดรสไบต์สูง (A8-A15) และมีวงจรถวลย์ภายใน

ขาพอร์ต 3 (ขา 10-17)

มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 3 (P3.0-P3.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุต/เอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ หากต้องการใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตต้องส่งค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อให้มีสถานะ “HIGH” impedance โดยใช้วงจรถวลย์ภายใน นอกจากนี้ยังใช้งานในหน้าที่พิเศษต่าง ๆ อีกหลายอย่างดังนี้

- P3.0 (RxD) - ใช้รับข้อมูลจากภายนอกแบบอนุกรม
- P3.1 (TxD) - ใช้ส่งข้อมูลออกไปภายนอกแบบอนุกรม
- P3.2 (INT0) - ใช้เป็นอินพุตเพื่อรับสัญญาณอินเทอร์รัพต์ตัวที่ 1
- P3.3 (INT1) - ใช้เป็นอินพุตเพื่อรับสัญญาณอินเทอร์รัพต์ตัวที่ 2
- P3.4 (T0) - สัญญาณอินพุตให้เคาน์เตอร์ของไทมเมอร์ 0
- P3.5 (T1) - สัญญาณอินพุตให้เคาน์เตอร์ของไทมเมอร์ 1
- P3.6 (WR) - ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการเขียนข้อมูลไปยังหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิพ
- P3.7 (RD) - ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิพ

การใช้งานพอร์ต 3 ในหน้าที่พิเศษดังกล่าวนี้จะต้องส่งค่า 1 ไปยังแต่ละบิตที่ต้องการใช้ก่อนทุกครั้ง

ขา RST (ขา 9)

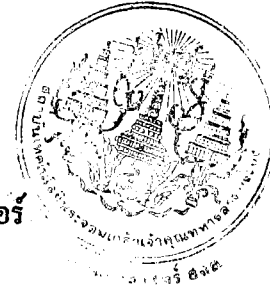
ใช้สำหรับการรีเซ็ตวงจรทุกอย่างภายในชิพ เพื่อเริ่มต้นการทำงานใหม่ การรีเซ็ตใช้เมื่อเริ่มจ่ายพลังงานหรือเมื่อโปรแกรมเกิดทำงานผิดพลาด เมื่อต้องการรีเซ็ตชิพ MCS-51 ขานี้ต้องมีสถานะ 1 เป็นเวลาอย่างน้อย 2 แมกซีนไซเคลระหว่างที่ออสซิลเลเตอร์ยังทำงานอยู่ โดยต้องต่อตัวต้านทานค่า 82 กิโลโอห์มเพื่อทำหน้าที่พูลดาวน์ (รักษาค่าแรงดันไฟฟ้าให้มีสถานะเป็นกราวด์) และเพื่อให้ตัวชิพรีเซ็ตเองเมื่อเริ่มจ่ายพลังงานให้ต่อตัวเก็บประจุขนาด 10 ไมโครฟารัดคร่อมระหว่างขา RST กับ Vcc

ขา XTAL 1 (ขา 19)

ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นอินพุตเข้าสู่วงจรรอสซิลเลเตอร์

ขา XTAL2 (ขา 18)

ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นเอาต์พุตออกจากวงจรรอสซิลเลเตอร์

**ขา PSEN (ขา 29)**

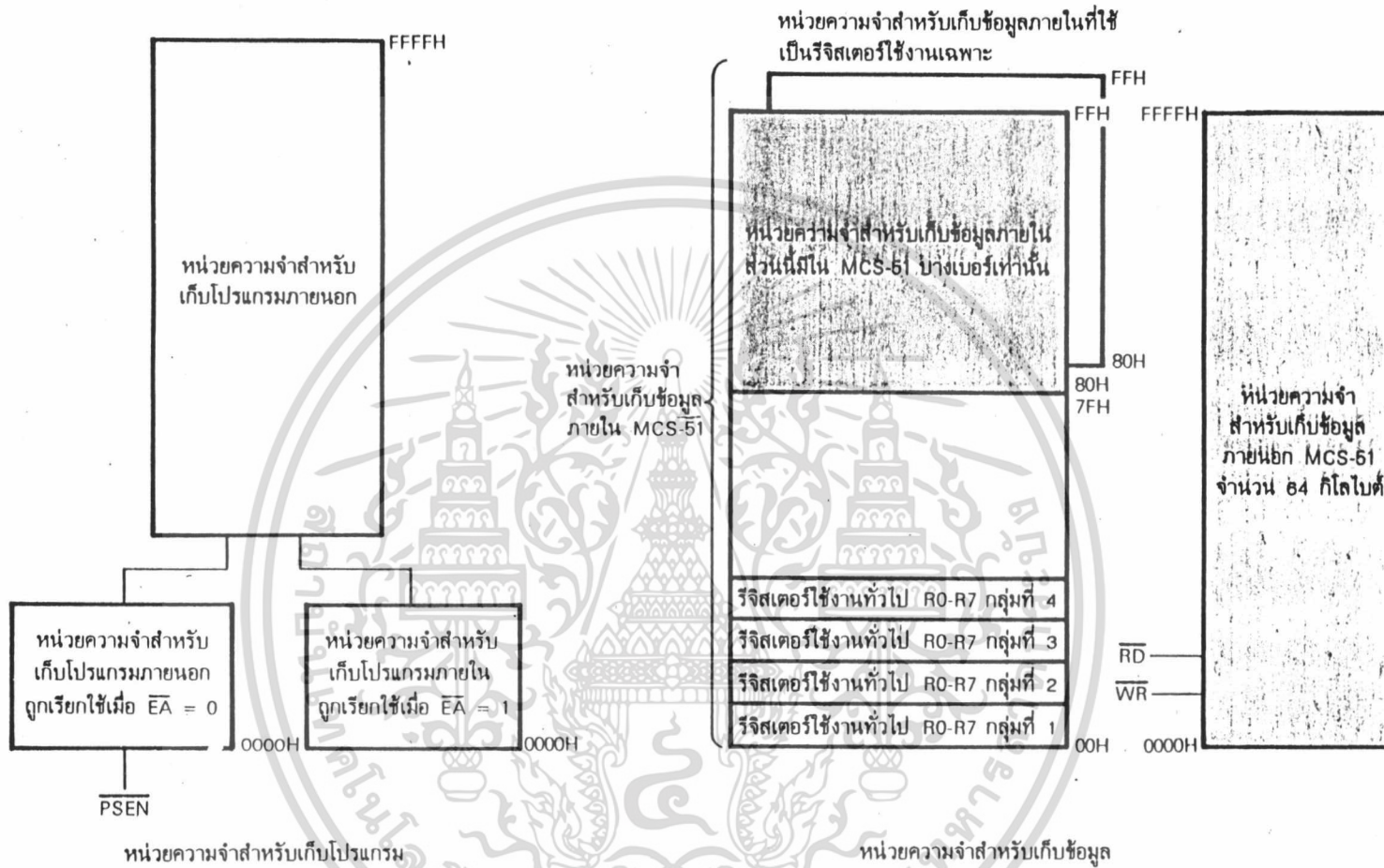
ใช้ส่งสัญญาณสตrobe เพื่ออ่านคำสั่งจาก โปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิพ (program strobe enable) เมื่อชิพทำงานด้วยโปรแกรมจากภายนอก ขานี้จะส่งสัญญาณสตrobe สองครั้งในแต่ละเมซซีนไซเคิล แต่ในช่วงการเขียนหรืออ่านข้อมูลกับหน่วยความจำภายนอกหรือเมื่อใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพจะไม่มีสัญญาณออกมาจากขานี้

ขา ALE/PROG (ขา 30)

เป็นขาสำหรับใช้ส่งสัญญาณออกไปภายนอก เพื่อควบคุมการแลทช์ค่าแอดเดรสไบต์ต่ำ (address latch enable) จากพอร์ต 0 ในระหว่างการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมหรือข้อมูลภายนอก ปกติเมื่อไม่มีการติดต่อหน่วยความจำภายนอกขานี้จะส่งสัญญาณพัลส์ออกมาด้วยความถี่ 1/8 ของความถี่ออสซิลเลเตอร์ที่ใช้ตลอดเวลา ดังนั้นเราสามารถใช้ความถี่ที่ได้จากขานี้ไปใช้งานอย่างอื่นได้ แต่ความถี่ที่ขานี้จะลดลงครึ่งหนึ่งในระหว่างติดต่อกับหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่อยู่ภายนอกชิพ นอกจากนี้ขา ALE ยังใช้สำหรับควบคุมการเขียนโปรแกรมลงไปใน EPROM สำหรับ MCS-51 เบอร์ที่มีหน่วยความจำสำหรับโปรแกรมภายในชิพเป็น EPROM

ขา EA/Vpp (ขา 31)

เป็นขาสำหรับใช้เลือกให้ MCS-51 ทำงานจากโปรแกรมที่อยู่ภายในหรือภายนอกชิพ โดยหากขานี้มีสถานะเป็น 0 หมายถึงให้ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำที่เก็บโปรแกรมภายนอก หากขานี้มีสถานะเป็น 1 หมายถึงบังคับให้ MCS-51 ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับโปรแกรมภายในชิพ และสำหรับ MCS-51 ที่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพสามารถเลือกให้ทำงานได้ทั้งจากโปรแกรมที่เก็บในหน่วยความจำภายในชิพหรือจากโปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิพด้วยการต่อขา EA กับไฟเลี้ยงหรือกราวด์ตามลำดับ ส่วนใน MCS-51 ที่ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพให้ต่อขานี้ลงกราวด์เสมอ



รูปที่ 2.2.3 แสดงโครงสร้างหน่วยความจำทั้งหมดของ MCS-51

โครงสร้างหน่วยความจำภายใน MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ในตระกูล MCS-51 ทุกเบอร์จะแบ่งหน่วยความจำออกเป็นสองส่วน คือ

- หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรม (program memory)

หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมใน MCS-51 จะแบ่งออกเป็น 2 ส่วน คือ หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพ (internal program memory) และหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายนอกชิพ (external program memory) ขนาดของหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิพมีได้ตั้งแต่ 0,4,8,16 กิโลไบต์ ขึ้นอยู่กับเบอร์ของชิพ

- หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล (data memory)

หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลของ MCS-51 จะแบ่งออกเป็น 2 ส่วนคือ หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิพ และหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิพ หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิพของ MCS-51 ยังแบ่งออกเป็น 2 ส่วนย่อยดังนี้

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

หน่วยความจำส่วนที่ใช้เก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิพเป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่มีอยู่ภายใน MCS-51 หน่วยความจำส่วนนี้มีไว้สำหรับเก็บข้อมูลในขณะทำงาน ส่วนหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิพที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะเป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายใน MCS-51 ซึ่งถูกกำหนดให้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะเพื่อควบคุมการทำงานและบอกสถานะของชิพ

หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมที่จะใช้เก็บโปรแกรมควบคุมการทำงานของชิพ MCS-51 บางเบอร์จะมีหน่วยความจำส่วนนี้อยู่ภายในชิพ แต่บางเบอร์จะไม่มีทำให้ต้องเก็บโปรแกรมไว้ในหน่วยความจำภายนอกทั้งหมด ส่วนหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลซึ่งใช้สำหรับเก็บข้อมูลระหว่างการทำงาน MCS-51 ทุกเบอร์จะมีหน่วยความจำส่วนนี้อยู่ภายในชิพจำนวนหนึ่ง แต่จะมีจำนวนมากหรือน้อยขึ้นกับเบอร์ของชิพ

รีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ

การควบคุมการทำงานของวงจรภายในไมโครคอนโทรลเลอร์จะกระทำผ่านรีจิสเตอร์ที่ถูกกำหนดหน้าที่ไว้แล้ว ดังนั้นหากต้องการใช้ MCS-51 ให้มีประสิทธิภาพจำเป็นต้องทราบหน้าที่การทำงานของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะแต่ละตัวให้ละเอียด รีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะทั้งหมดจะอยู่ในเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิพบริเวณที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ

รีจิสเตอร์สำหรับใช้งานทั่วไป

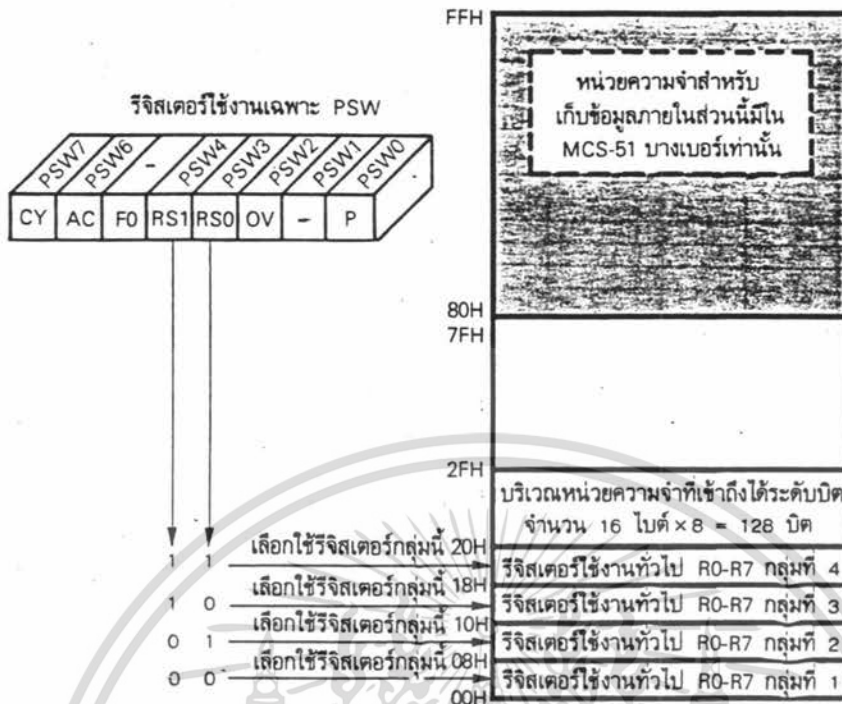
MCS-51 มีรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปที่ผู้เขียนโปรแกรมสามารถนำมาใช้งานได้คือ รีจิสเตอร์ A , B (อยู่ในหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายในชิพที่ใช้เป็นรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ แต่นับเป็นรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไปเพราะไม่ถูกกำหนดหน้าที่ใช้งานโดยตรง) และรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 ซึ่งอยู่ในหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลทั่วไปภายในชิพบริเวณ 128 ไบต์แรก รีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 ใน MCS-51 มีอยู่ด้วยกันทั้งหมด 4 กลุ่ม แต่ละกลุ่มประกอบด้วยรีจิสเตอร์จำนวน 8 ตัว (R0-R7) ซึ่งมีชื่อเรียกเหมือนกัน ดังนั้นจำนวนรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 ใน MCS-51 จึงมีทั้งหมด 32 ตัว ในการทำงานขณะใด ๆ รีจิสเตอร์ 4 กลุ่ม (R0-R7) จะถูกเลือกใช้งานเพียงกลุ่มเดียวเท่านั้น การเลือกใช้งานรีจิสเตอร์ R0-R7 กลุ่มใดกลุ่มหนึ่งใน 4 กลุ่มกระทำโดยการเซตหรือเคลียร์บิต RS0 , RS1 ในรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะ PSW

8 ไบต์

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

รูปที่ 2.2.4 แสดงโครงสร้างและตำแหน่งของรีจิสเตอร์ใช้งานเฉพาะใน MCS-51

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.2.5 แสดงการเลือกรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป R0-R7 แต่ละกลุ่ม

โครงสร้างพอร์ต

MCS-51 ทุกเบอร์จะมีพอร์ตขนาด 8 บิตจำนวน 4 พอร์ต (P0,P1,P2,P3) โดยสามารถกำหนดให้ทำงานแบบพอร์ตขนานขนาด 8 บิต 4 พอร์ต หรือจะใช้เป็นพอร์ตขนาด 1 บิตได้ถึง 32 พอร์ต ทั้งนี้ผู้ใช้ยังสามารถกำหนดให้แต่ละพอร์ตใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตหรือเอาต์พุตพอร์ตได้อย่างใดอย่างหนึ่งได้อย่างอิสระ

ในกรณีที่ผู้ออกแบบต้องการใช้หน่วยความจำภายนอกไม่ว่าจะเป็นหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลหรือโปรแกรม พอร์ต 0 จะถูกกำหนดการใช้งานเป็นตัวส่งค่าแอดเดรสไบต์สูงและบางส่วนของพอร์ต 3 จะถูกใช้ส่งสัญญาณควบคุมหรือคอนโทรลบัส (สัญญาณที่ใช้ควบคุมการอ่านหรือการเขียนข้อมูล) แต่หากหน่วยความจำที่ใช้ภายนอกต้องการไม่ถึง 64 กิโลไบต์ พอร์ต 2 ที่ใช้เป็นแอดเดรสไบต์สูงจะไม่ถูกนำมาใช้ทั้งหมด แต่พอร์ต 0 จะถูกใช้หมดทั้ง 8 เส้น เพราะต้องใช้เป็นดาตาบัส ส่วนพอร์ต 3 จะนำมาใช้ติดต่อกับหน่วยความจำด้วยหรือไม่ขึ้นอยู่กับหน่วยความจำที่ใช้ภายนอกว่ามีหน่วยความจำส่วนที่ใช้เก็บข้อมูลด้วยหรือไม่ ดังนั้นในการออกแบบระบบหากต้องการใช้หน่วยความจำภายนอกมากขึ้นเพียงใดก็ยิ่งทำให้เหลือจำนวนพอร์ตที่นำเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

มาใช้งานลดลง ในการออกแบบจริงจึงต้องพยายามลดขนาดหน่วยความจำภายนอกให้เหลือน้อยที่สุด

พอร์ต 3 นอกจากจะใช้ส่งสัญญาณสำหรับการอ่านและเขียนข้อมูลในการติดต่อกับหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิพแล้ว มันยังถูกใช้เป็นตัวรับสัญญาณอินเตอร์รัพต์ (INT0 , INT1) สัญญาณอินพุตที่ต้องการนับสำหรับเคาน์เตอร์ (T0 , T1) รวมทั้งใช้ในการติดต่อสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรมกับอุปกรณ์ภายนอก (รับและส่งข้อมูลผ่านขา RxD ,TxD) อีกด้วย

ภายในแต่ละพอร์ตที่ใช้เป็นอินพุตหรือเอาต์พุต ผู้ใช้สามารถกำหนดให้ทำงานเป็นอินพุตหรือเอาต์พุตได้อย่างอิสระ โดยอาศัยการควบคุมจากโปรแกรม ซึ่งสามารถควบคุมให้แต่ละพอร์ตถูกใช้เป็นอินพุตในช่วงเวลาหนึ่ง และเป็นเอาต์พุตในอีกช่วงเวลาหนึ่งก็ได้

2.3 ข้อมูลเกี่ยวกับ ISD2590

Single-Chip Voice Record/Playback Devices 90-Second Durations

2.3.1 ลักษณะโดยทั่วไป

ไอซีเก็บข้อมูลเบอร์ ISD2590 เป็นชิพเดี่ยวที่มีคุณสมบัติในการบันทึก และการเล่นกลับข้อมูลเป็นเวลา 90 วินาที จัดเป็นสิ่งประดิษฐ์ประเภท CMOS ที่ประกอบด้วย ออสซิลเลเตอร์ในตัว , ตัวขยายสัญญาณเสียงพูด (microphone preamplifier) , ตัวควบคุมการปรับอัตราขยายอัตโนมัติ (automatic gain control) , แอนทีลโลซิง ฟิลเตอร์ (antialiasing filter) , สมูทติง ฟิลเตอร์ (smoothing filter) และตัวขยายสัญญาณจากลำโพง (speaker amplifier) นอกจากนี้ ISD2590 ยังสามารถใช้ร่วมกับไมโครโปรเซสเซอร์ในการเก็บข้อมูลได้หลาย ๆ ข้อมูล และสามารถนำข้อมูลออกมาได้โดยการอ้างแอดเดรสในการบันทึกข้อมูลนั้น

ข้อมูลจะถูกเก็บในหน่วยความจำประเภท non-volatile และใช้เทคโนโลยีการบันทึกข้อมูลแบบ *Direct Analog Storage Technology (DAST)* โดยที่สัญญาณเสียงพูดหรือสัญญาณเสียงจะถูกบันทึกโดยตรง ในรูปของสัญญาณอะนาล็อกเข้าไปในหน่วยความจำ ซึ่งการบันทึกในลักษณะนี้จะทำให้เสียงที่ถูกสร้างขึ้นใหม่มีความเป็นธรรมชาติ

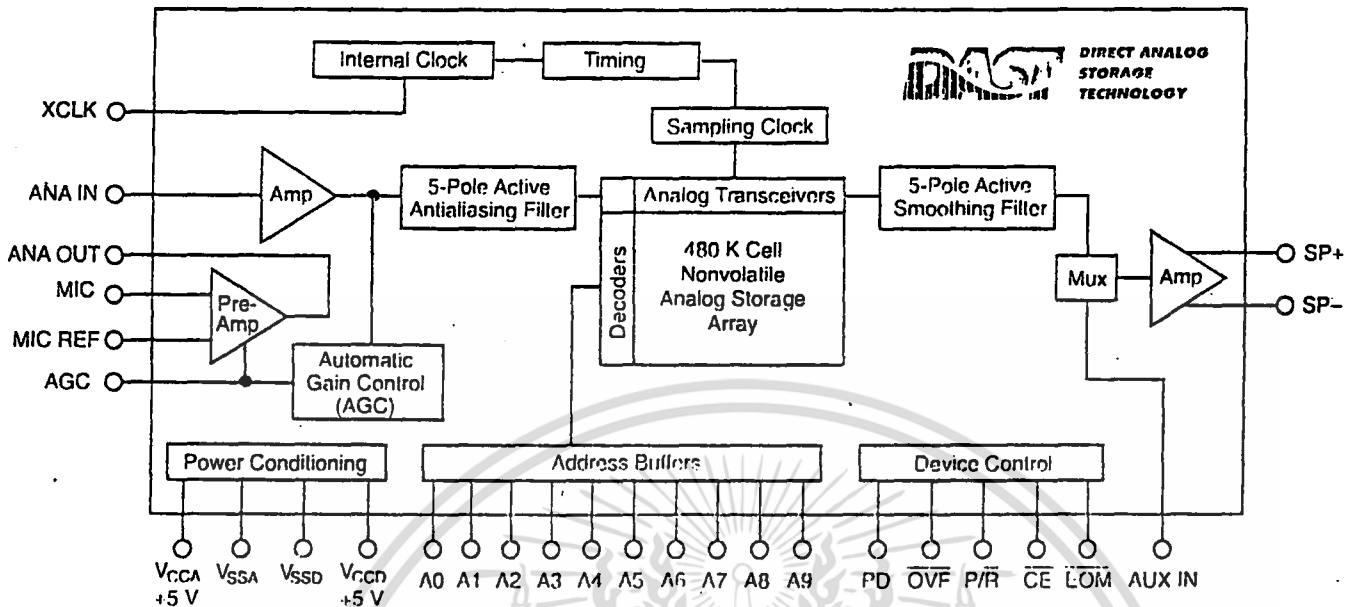
ตารางที่ 2.3.1 แสดงคุณลักษณะที่สำคัญของ ISD2590

เบอร์ไอซี	Duration (second)	Input Sample Rate (kHz)	Upper Pass Band (kHz)
ISD2590	90	5.33	2.3

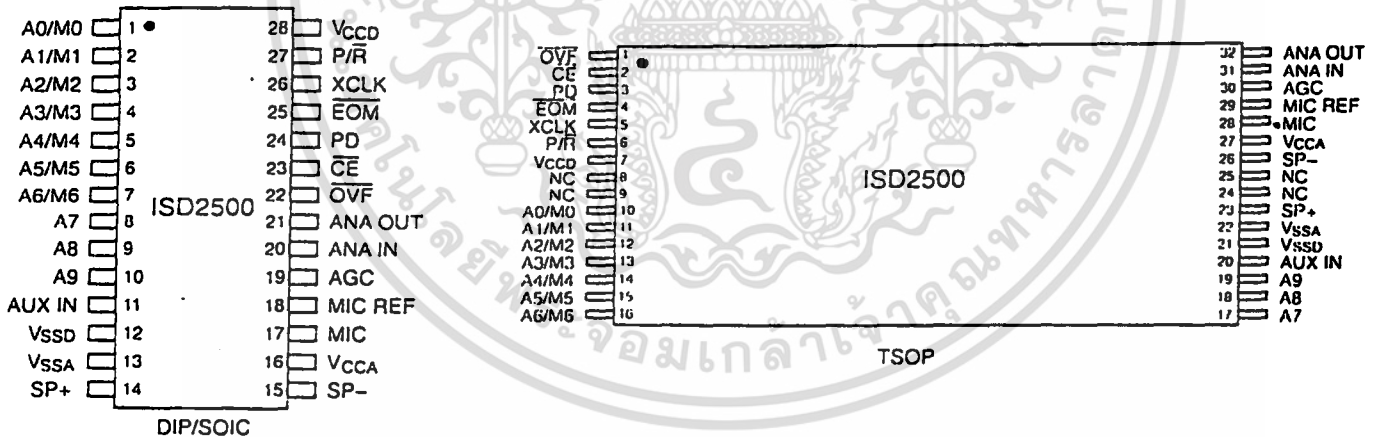
2.3.2 คุณสมบัติของ ISD2590

- ง่ายต่อการใช้งานในการบันทึกและเล่นกลับในตัวเดียว
 - ไม่ต้องการไอซีภายนอก
 - ไม่จำเป็นต้องพัฒนาระบบ
- คุณภาพสูง เสียงที่ถูกสร้างขึ้นใหม่มีความเป็นธรรมชาติมาก
- สามารถสวิตช์ด้วยมือหรือต่อกับไมโครโปรเซสเซอร์ก็ได้
- สามารถต่อเรียงกันโดยตรง (directly cascade) เพื่อเพิ่มเวลาที่ยาวขึ้น
- ไม่ต้องการพลังงานในการเก็บรักษาข้อมูล
 - ไม่มีส่วนของวงจรแบตเตอรี่แบคอัพ (battery backup)
- ตัดไฟโดยอัตโนมัติ (automatic power-down) เมื่ออยู่ใน Push-Button Mode
 - กินกระแสเพียง 1 ไมโครแอมป์
- สามารถอ้างแอดเดรสได้ในหลาย ๆ ตำแหน่ง เพื่อที่จะนำข้อมูลหลาย ๆ ข้อมูล
ขึ้นมา
- โดยทั่วไปข้อมูลจะยังคงอยู่ถึง 100 ปี
- โดยทั่วไปบันทึกซ้ำได้ 100,000 ครั้ง
- มีวงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกา (clock) บนชิพ
- มีตัวควบคุมการปรับอัตราขยายอัตโนมัติ (Automatic Gain Control (AGC))
บนชิพ
- ใช้แหล่งจ่ายไฟ +5 โวลต์ (single +5V supply) ช่วงการทำงานอยู่ระหว่าง 4.5-6.5 โวลต์
 - สามารถใช้โวลเตจต่ำ ๆ ได้ (3.6 V- 4.0V)
 - ตัวถังเป็นแบบ DIP, SOIC และ TSOP
 - อุณหภูมิในการทำงาน สำหรับระบบอุตสาหกรรม (-40 ถึง 85 องศาเซลเซียส)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.3.1 แสดงบล็อกโคจรแอมของ ISD2590



ก

ข

รูปที่ 2.3.2 แสดงการจัดเรียงขาของ ISD2590

ก) แบบ DIP/SOIC

ข) แบบ TSOP

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.3.3 รายละเอียดของ ISD2590

คุณภาพของเสียงและคำพูด

ISD2590 เป็นสิ่งประดิษฐ์ที่ทำงานที่ความถี่ในการแซมปลิง คือ 5.33 กิโลเฮิร์ตซ์ ตัวอย่างของคำพูดจะถูกเก็บโดยตรงเข้าไปในส่วนที่เรียกว่า **Non-Volatile Memory** ซึ่งอยู่บนตัวชิพ โดยปราศจากขั้นตอนหรือกระบวนการทางดิจิทัลและการบีบอัดซึ่งเป็นทางเลือกอีกแบบหนึ่ง

Direct Analog Storage จะให้เสียงที่สร้างขึ้นใหม่ที่มีความเป็นธรรมชาติและเหมือนจริงมาก ไม่ว่าจะเป็นเสียงพูด , เสียงดนตรี , เสียงโทนหรือซาวด์เอฟเฟค (sound effect) ซึ่งอุปกรณ์ที่ใช้การแก้ปัญหาด้วยวิธีทางดิจิทัลไม่สามารถเทียบได้

เวลาในการทำงาน (Duration)

จุดสิ้นสุดของระบบ ISD2590 นั้นเป็นชิพเดี่ยวที่สามารถทำงานได้ยาว 90 วินาที แต่ละส่วนถูกออกแบบให้สามารถต่อเรียงกัน (cascade) เพื่อเวลาในการทำงานที่ยาวขึ้น

EEPROM Storage

หนึ่งในความสามารถของเทคโนโลยี DAST ของ ISD คือใช้หน่วยความจำแบบ **Non-Volatile Memory** บนตัวชิพ ซึ่งเป็นการเก็บข้อมูลแบบไม่จำเป็นต้องใช้พลังงาน ข้อมูลจะยังคงอยู่ได้นานกว่า 100 ปีขึ้นไป โดยปราศจากพลังงานและนอกจากนี้อุปกรณ์ตัวนี้ยังสามารถทำการบันทึกได้สูงกว่า 100,000 ครั้ง

การเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์

นอกจากจะง่ายต่อการใช้งานแล้ว ISD2590 ยังสามารถเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยไม่จำเป็นต้องต่อวงจรกับขาแอดเดรสและขาคอนโทรล สามารถเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ และจัดการให้ทำงานในหน้าที่ต่าง ๆ ได้ ไม่ว่าจะเป็นการเก็บข้อความ การเรียงข้อมูลต่อ ๆ กัน , การกำหนดพื้นที่ของข้อความ และการจัดการกับข้อความ

การโปรแกรม

ISD2590 เป็นอูมคติสำหรับการเล่นกลับเท่านั้น โดยอาจจะเป็นข้อความเดียวหรือหลายข้อความก็ได้ โดยจะถูกอ้างผ่านปุ่ม , สวิตช์ หรือไมโครคอนโทรลเลอร์ ซึ่งอยู่ที่ลักษณะของข้อความที่ถูกสร้างขึ้น การทำงานสามารถจัดการได้ง่ายโดยผู้ใช้เอง

2.3.4 รายละเอียดของขาสัญญาณของ ISD2590

Microphone Input (MIC)

ขานี้จะทำหน้าที่ส่งสัญญาณไปยังภาคขยายสัญญาณจากไมโครโฟน (preamplifier) ซึ่งอยู่บนชิพ สำหรับวงจรปรับอัตราขยายอัตโนมัติ (AGC) บนชิพจะทำหน้าที่ควบคุมอัตราขยายของภาคขยายสัญญาณจากไมโครโฟนนี้จาก -15 ถึง 24 เดซิเบล และไมโครโฟนภายนอกจะต่อแบบ AC couple กับขานี้โดยผ่านตัวเก็บประจุซึ่งต่ออนุกรมอยู่ และด้วยค่าของความต้านทานภายใน 10 กิโลโอห์มที่ขานี้ จะทำให้ตัวเก็บประจุถูกใช้ในการคัตออฟ (cutoff) สัญญาณความถี่ต่ำให้กับช่วงความถี่ของ ISD2590

Microphone Reference Input (MIC REF)

โดยการต่อขานี้กับ VSSA (analog ground) โดยผ่านตัวเก็บประจุซึ่งอนุกรมกัน สัญญาณรบกวนเนื่องจากคอมมอนโหมด (common mode noise) สามารถถูกตัดออกได้ที่ภาคขยายสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน (preamplifier) ค่าของตัวเก็บประจุจะต้องเป็นค่าเดียวกันกับตัวเก็บประจุที่คัปปลิงที่ขาไมโครโฟนอินพุต การใช้ค่าที่ใกล้เคียงอาจจะทำให้มีสัญญาณรบกวนเพิ่มขึ้นมากกว่า 10 เดซิเบล ถ้าอินพุตนี้ไม่ถูกใช้อาจไม่ต้องต่อก็ได้

Analog Output (ANA OUT)

ขานี้จะได้จากเอาต์พุตของภาคขยายสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน ซึ่งอัตราขยายโวลเตจของภาคขยายสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนจะถูกพิจารณาโดยค่าโวลเตจที่ขา AGC

Analog Input (ANA IN)

ขานี้จะส่งผ่านสัญญาณไปยังชิพเพื่อทำการบันทึก สำหรับกรณีที่ใช้ไมโครโฟนอินพุตขา ANA OUT จะถูกต่อผ่านตัวเก็บประจุภายนอกไปยังขา ANA IN ด้วยค่าอินพุตอิมพีแดนซ์ของ ANA IN ซึ่งมีค่า 3.0 กิโลโอห์ม ทำให้ตัวเก็บประจุตัวนี้สามารถถูกเลือกให้เพิ่มค่า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คัตออฟ (cutoff) ที่ความถี่ต่ำสุดของช่วงสัญญาณเสียงที่ยอมให้ผ่านได้ ถ้าอินพุตที่ต้องการถูกแบ่งจากแหล่งอื่นซึ่งไม่ใช่ไมโครโฟน สัญญาณนี้อาจจะถูกป้อนเข้าไปในขา ANA IN โดยตรงก็ได้

Automatic Gain Control Input

AGC จะทำหน้าที่ในการปรับอัตราขยายของภาคสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนแบบไดนามิกเพื่อให้ไปชดเชยระดับอินพุตของไมโครโฟนให้เหมาะสม ตัวต้านทานภายนอก (R2) จะถูกต่อขนานกับตัวเก็บประจุภายนอก (C2) โดยต่อจากขา AGC ลงขาอะนาล็อกกราวด์ (analog ground) โดยทั่วไปใช้ค่า 470 กิโลโอห์มและ 4.7 ไมโครฟารัด ซึ่งจะให้ผลที่น่าพอใจมากที่สุด

Speak Outputs (SP+ / SP-)

สามารถครีโกลาโพง 16 โอห์ม 50 มิลลิวัตต์ได้โดยตรง ขา **Speaker Outputs** นี้จะอยู่ที่ระดับ VSSA ในระหว่างช่วงการบันทึกเสียงและช่วง **Power Down**

ไม่ควรนำ **Speaker Outputs** ของ ISD2590 หลาย ๆ ตัวมาต่อขนานกันเนื่องจากจะทำให้เกิดความเสียหายกับอุปกรณ์ได้

Power Down Input (PD)

ขณะที่ไม่มีการบันทึกหรือการเล่นกลับ ขา PD ควรให้เป็น “HIGH” เพื่อให้อยู่ในโหมดของการใช้พลังงานต่ำ ๆ เมื่อเกิดสภาวะ **Overflow** ขา $\overline{\text{OVF}}$ จะให้พัลส์ที่เป็น “LOW” ออกมา ควรให้ขา PD เป็น “HIGH” เพื่อทำการรีเซ็ตให้ตัวที่แอดเดรสกลับไปจุดเริ่มต้น

Chip Enable Input ($\overline{\text{CE}}$)

ในการบันทึกและเล่นกลับต้องทำการอินาเบิลโดยให้ขา $\overline{\text{CE}}$ เป็น “LOW” ข้อมูลอินพุตที่ขาแอดเดรสอินพุต และ $\text{P}/\overline{\text{R}}$ จะถูกแลตซ์โดยการตกลงของขอบสัญญาณที่ขา $\overline{\text{CE}}$

Playback/Record Input ($\text{P}/\overline{\text{R}}$)

อินพุตที่ขา $\text{P}/\overline{\text{R}}$ จะถูกแลตซ์ไว้เมื่อเกิดการตกลงของขอบสัญญาณที่ขา $\overline{\text{CE}}$ โดยถ้าขา $\text{P}/\overline{\text{R}}$ มีระดับเป็น “HIGH” ไซเคิลของการเล่นกลับจะถูกเลือกใช้งาน ส่วนถ้าขา $\text{P}/\overline{\text{R}}$ เป็น “LOW” ไซเคิลของการบันทึกจะถูกเลือกใช้งานแทน สำหรับไซเคิลของการ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บันทึก ข้อมูลที่ขาแอดเดรสอินพุตจะเป็นตัวกำหนดแอดเดรสเริ่มต้นและจะบันทึกอย่างต่อเนื่องจนกว่าขา PD หรือ \overline{CE} จะกลายเป็น “HIGH” หรือเกิด *Overflow* (เช่น หน่วยความจำในชิพเต็ม) เมื่อสิ้นสุดการบันทึก *End-Of-Message* (\overline{EOM}) *marker* จะถูกเก็บไว้ที่แอดเดรสปัจจุบันในหน่วยความจำสำหรับไซเคิลการเล่นกลับ ข้อมูลที่ขาแอดเดรสอินพุตจะเป็นตัวกำหนดแอดเดรสเริ่มต้นและอุปกรณ์จะเล่นจนกว่าจะพบ \overline{EOM} *marker*

Address/Mode Inputs (Ax/Mx)

ที่ขาเหล่านี้มี 2 พิงก์ชั้นขึ้นอยู่กับ 2 บิตแรกของ *Most Significant Bits* (MSB) ของแอดเดรส คือ

ถ้าบิตทั้งสองเป็น “LOW” อินพุตทั้งหมดของขาเหล่านี้จะถูกแปลงเป็นแอดเดรสเพื่อนำไปใช้เป็นแอดเดรสเริ่มต้นในการบันทึกหรือเล่นกลับ และที่ขาเหล่านี้จะเป็นอินพุตเท่านั้นไม่สามารถอ่านข้อมูลแอดเดรสภายในออกมาได้ ข้อมูลที่ขาเหล่านี้จะถูกแลตซ์ที่ขอบขาของ \overline{CE}

ถ้าบิตทั้งสองเป็น “HIGH” อินพุตของขาเหล่านี้จะถูกแปลงเป็นบิตสำหรับเลือกโหมดของการทำงานตามตารางที่ 2.3.2 ซึ่งมี 6 โหมด (M0...M6) โดยเราสามารถใช้งานหลาย ๆ โหมดในช่วงเวลาเดียวกันนี้

External Clock Input (XCLK)

ไอซี ISD2590 ถูกกำหนดจากโรงงานให้มีความถี่ของสัญญาณนาฬิกาภายในที่ใช้ในการแซมปลิง $\pm 1\%$ เป็นคุณสมบัติเฉพาะ และความถี่จะมีการเปลี่ยนแปลงอยู่ในช่วง $\pm 2.25\%$ ถ้าต้องการความถี่ที่ถูกต้องกว่านี้จะต้องใช้สัญญาณนาฬิกา (clock) โดยผ่านทางขา XCLK โดยที่ไอซี ISD2590 ต้องการสัญญาณนาฬิกา 682.7 กิโลเฮิร์ตซ์ และมีอัตราในการแซมปลิง 5.33 กิโลเฮิร์ตซ์ สัญญาณนาฬิกาที่ใช้ไม่ควรมีการเปลี่ยนแปลงเพราะแอนติอัลลิซิง ฟิเตอร์ (antialiasing filter) และ สมูทติงฟิเตอร์ (smoothing filter) จะถูกกำหนดให้คงที่ ถ้าอัตราในการแซมปลิงแตกต่างจากค่าที่ต้องการจะมีปัญหาแอนติอัลลิซิง (antialiasing) เกิดขึ้น ถ้าขา XCLK ไม่ใช่จะต้องต่อกราวด์

End-Of-Message / RUN Output (\overline{EOM})

Non-Volatile marker จะถูกแทรกเข้าไปที่ส่วนสุดท้ายของแต่ละข้อความที่บันทึกและจะคงอยู่จนกระทั่งข้อความนั้นถูกบันทึกทับ เอาท์พุทของ \overline{EOM} นี้จะให้พัลส์เป็น “LOW” เป็นช่วงเวลา T_{EOM} เมื่อสิ้นสุดแต่ละข้อความ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

นอกจากนี้ไอซี ISD2590 ยังมีวงจรตรวจจับ V_{CC} ภายในเพื่อรักษาข้อมูลให้คงอยู่ เมื่อ V_{CC} น้อยกว่า 3.5 โวลต์ \overline{EOM} จะเป็น “LOW” และไอซีจะอยู่ในโหมดเล่นกลับเท่านั้น

เมื่อไอซีถูกกำหนดให้อยู่ในโหมดการทำงาน M6 (Push-Button Mode) ขานี้จะให้สัญญาณ “HIGH” ขณะทำงาน เพื่อแสดงว่าไอซีกำลังอยู่ระหว่างการบันทึก และการเล่นกลับ สัญญาณนี้จะสามารถขับให้ LED เปล่งแสงเพื่อแสดงว่ากำลังอยู่ระหว่างการทำงาน

Overflow Output (\overline{OVF})

เมื่อหน่วยความจำหมดขานี้จะให้สัญญาณพัลส์ “LOW” ออกมา เพื่อแสดงว่าหน่วยความจำถูกบันทึกไว้เต็มจนเกิดการ *Overflow* และเอาต์พุตของ \overline{OVF} จะเป็นไปตามอินพุตของ \overline{CE} จนกว่าให้พัลส์ที่ขา PD เพื่อรีเซ็ตไอซี ในการต่อ ISD2590 หลาย ๆ ตัว ขานี้จะใช้เชื่อมสัญญาณเล่นกลับจาก ไอซีตัวหนึ่งไปยังเอาต์พุตของตัวขับลำโพงของไอซีตัวก่อนหน้า

Voltage Inputs (V_{CCA} , V_{CCD})

เพื่อเป็นการลดเสียงรบกวน , วงจรของสัญญาณอะนาล็อก และดิจิตอล จึงควรจะใช้สายนำสัญญาณแยกออกจากกัน

Ground Inputs (V_{SSA} , V_{SSD})

ไอซีนี้จะใช้สายนำสัญญาณกราวด์ของอะนาล็อกและดิจิตอลแยกออกจากกัน

2.3.5 โหมดของการทำงาน

ตารางที่ 2.3.2 โหมดของการทำงาน

Mode Control	Function	Typical Use.	Jointly* Compatible
M0	Message cueing	Fast-forward through messages	M4, M5, M6
M1	Delete \overline{EOM} markers	Position \overline{EOM} marker at the end of the last message	M3, M4, M5, M6
M2	Not applicable	Reserved	N/A
M3	Looping	Continuous playback from address 0	M1, M5, M6
M4	Consecutive addressing	Record/Play multiple consecutive messages	M0, M1, M5
M5	\overline{CE} level-activated	Allows message pausing	M0, M1, M3, M4
M6	Push-button control	Simplified device interface	M0, M1, M3

Indicates additional operational modes which can be used simultaneously with the given mode.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ไอซี ISD2590 ถูกออกแบบให้มีการทำงานได้หลายโหมด เพื่อให้สามารถทำฟังก์ชันต่าง ๆ ได้ โดยใช้อุปกรณ์ต่อพ่วงน้อยที่สุด

โหมดต่าง ๆ ในการทำงานจะใช้ขาแอดเดรสเป็นข้อมูลในการเลือกโหมด โดยที่ 2 บิตแรกของ MSB ที่ขาแอดเดรสเป็น “HIGH” และข้อมูลที่เหลืออยู่จะเป็นบิตที่ใช้เลือกโหมดแทนที่จะเป็นบิตบอกแอดเดรส ดังนั้นการสั่งโหมดของการทำงาน และการอ้างแอดเดรสโดยตรงไม่สามารถทำพร้อมกันได้

ในการใช้โหมดของการทำงานสิ่งสำคัญที่ต้องคำนึงถึง 2 สิ่ง คือ

1. การกระทำทุกอย่างจะเริ่มต้นที่แอดเดรส 0 ซึ่งเป็นตำแหน่งเริ่มต้นสำหรับ ISD2590 การกระทำต่อมาสามารถเริ่มต้นที่แอดเดรสอื่นได้ ขึ้นอยู่กับโหมดการทำงานที่เลือก นอกจากนี้ตัวรีเซ็ตแอดเดรสจะถูกรีเซ็ตเป็น 0 เมื่อเปลี่ยนการทำงานจากการบันทึกเสียงมาเป็นการเล่นกลับ หรือเปลี่ยนจากการเล่นกลับมาเป็นการบันทึกเสียง หรือ เมื่อมีไซเคิล **Power Down** เกิดขึ้น

2. โหมดการทำงานนี้จะเริ่มทำงานเมื่อขา \overline{CE} เป็น “LOW” และ 2 บิตแรกของ MSB ที่ขาแอดเดรสเป็น “HIGH” และโหมดการทำงานนี้จะยังคงอยู่จนกว่าจะมีสัญญาณ “LOW” ครั้งต่อไปที่ขา \overline{CE} เข้ามาอีก

รายละเอียดโหมดของการทำงาน

โหมดของการทำงานนี้สามารถเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือ **hard-wired** เพื่อให้เข้าสู่โหมดการทำงานที่ต้องการได้

M0 - Message Cueing

โหมดนี้เพื่อให้ผู้ใช้สามารถข้ามข้อความต่าง ๆ ได้ โดยไม่ต้องรู้ตำแหน่งของแอดเดรสจริงของแต่ละข้อความ โดยให้พัลส์ “LOW” ที่ขา \overline{CE} แต่ละครั้งตัวรีเซ็ตแอดเดรสก็จะข้ามข้อความหนึ่งไปยังข้อความถัดไป โหมดนี้ใช้ในการเล่นกลับเท่านั้นและใช้ร่วมกับโหมด M4

M1 - Delete EOM Markers

โหมดนี้ใช้ในการรวมข้อความที่อัดเป็นลำดับให้เป็น 1 ข้อความ โดยมี **EOM marker** เพียงที่เดียว คือ ตรงท้ายสุดของข้อความที่รวมกันแล้ว เมื่อใช้โหมดนี้ข้อความที่ถูกอัดเป็นลำดับเรียงต่อกันจะถูกเล่นกลับอย่างต่อเนื่องเพียงครั้งเดียว

M2 - Unused

เมื่อมีการเลือกใช้โหมดของการทำงาน ขา M2 ควรเป็น “LOW”

M3 - Message Looping

โหมดนี้ใช้ในการเล่นกลับข้อความอย่างต่อเนื่องโดยอัตโนมัติตั้งแต่แอดเดรสเริ่มต้นจนถึงสุดท้ายและจะวนเล่นกลับตั้งแต่เริ่มต้นใหม่โดยไม่เกิด **Overflow**

M4 - Consecutive Addressing

ในช่วงการทำงานปกติตัวรีเซ็ตแอดเดรสจะถูกรีเซ็ต เมื่อข้อความเล่นกลับจนถึง $\overline{\text{EOM}}$ **marker** โหมดนี้จะหยุดยังการรีเซ็ตของ $\overline{\text{EOM}}$ เพื่อให้ข้อความถูกเล่นกลับเรียงลำดับกันไป

M5 - $\overline{\text{CE}}$ Level Activated

ในโหมดอื่นของไอซี ISD2590 คือการเล่นกลับจะกระทำที่ขอบสัญญาณของขา $\overline{\text{CE}}$ ส่วนการบันทึกจะกระทำที่ระดับสัญญาณของ $\overline{\text{CE}}$ ในโหมดนี้ใช้กับการเล่นกลับโดยอาศัยสัญญาณ $\overline{\text{CE}}$

ในโหมดนี้ เมื่อขา $\overline{\text{CE}}$ เป็น “LOW” ก็จะเริ่มไซเคิลของการเล่นกลับ เมื่อ $\overline{\text{CE}}$ เป็น “HIGH” ก็จะหยุดไซเคิล และเมื่อ $\overline{\text{CE}}$ เป็น “LOW” อีกครั้งจะเริ่มการเล่นกลับที่ตำแหน่งของข้อความเดิมได้สิ้นสุดไว้ โดยตัวรีเซ็ตแอดเดรสไม่ถูกรีเซ็ต

M6 - Push-Button Mode

โหมดนี้สามารถนำไปใช้เพื่อความประหยัดได้มากเนื่องจากถูกออกแบบให้ใช้วงจรภายนอกและอุปกรณ์ที่จะมาต่ออย่างน้อยที่สุด เพื่อที่จะใช้โหมดนี้ต้องให้ขา 7, 9 และ 10 เป็น “HIGH”

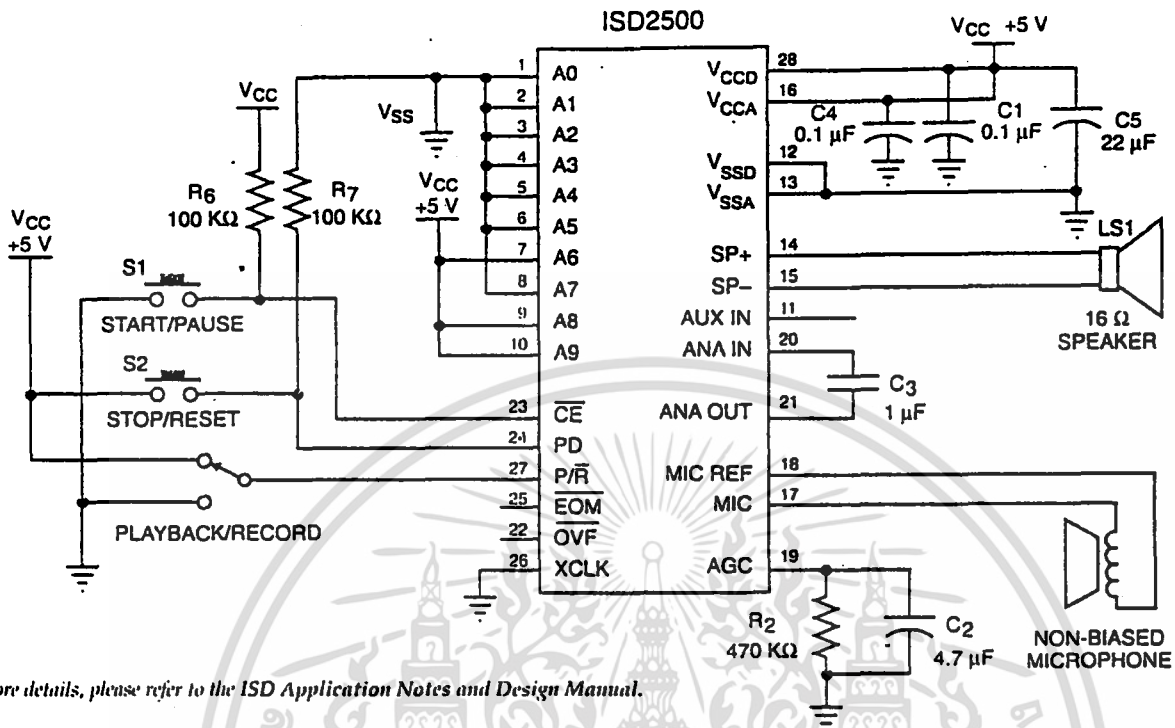
การบันทึกในโหมด *Push-Button*

1. ให้ขา PD เป็น “LOW”
2. ให้ขา P/ $\overline{\text{R}}$ เป็น “LOW”
3. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา $\overline{\text{CE}}$ จะเริ่มการบันทึก แล้วขา $\overline{\text{EOM}}$ จะกลายเป็น “HIGH” เพื่อแสดงว่ากำลังทำงานอยู่

4. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} จะหยุดการบันทึก \overline{EOM} จะกลายเป็น “LOW” \overline{EOM} marker จะถูกนำไปเก็บในหน่วยความจำเพื่อชี้ตำแหน่งสิ้นสุดของข้อความ
5. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} การบันทึกจะเริ่มขึ้นที่แอดเดรสที่ \overline{EOM} marker ชี้อยู่ และ \overline{EOM} จะกลายเป็น “HIGH”
6. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} อีกครั้งจะหยุดการบันทึกและตอนท้ายของข้อความจะมี \overline{EOM} marker เมื่อให้พัลส์ “HIGH” กับขา PD ถือว่าเป็นการสิ้นสุดการบันทึก โดยยังคงทิ้ง \overline{EOM} marker ไว้

การเล่นกลับในโหมด *Push-Button*

1. ให้ขา PD เป็น “LOW”
2. ให้ขา P/R เป็น “HIGH”
3. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} จะเริ่มการเล่นกลับ แล้วขา \overline{EOM} จะกลายเป็น “HIGH” เพื่อแสดงว่ากำลังทำงานอยู่
4. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} หรือ พบ \overline{EOM} marker ระหว่างการทำงานจะหยุดทำงานทันทีแล้ว \overline{EOM} จะกลายเป็น “LOW”
5. เมื่อให้พัลส์ “LOW” กับขา \overline{CE} อีก การเล่นกลับจะเริ่มขึ้นที่ตำแหน่งที่หยุดทำงานในตอนแรก แล้ว \overline{EOM} จะกลายเป็น “HIGH” แสดงว่ากำลังทำงานอยู่
6. ในกรณี *Overflow* เมื่อให้ \overline{CE} เป็น “LOW” จะรีเซ็ตตัวชี้แอดเดรสและเริ่มการเล่นกลับจากจุดเริ่มต้นครั้งแรกใหม่ หรือถ้าให้พัลส์กับขา PD จะทำการรีเซ็ตไปยังแอดเดรส 0



For more details, please refer to the ISD Application Notes and Design Manual.

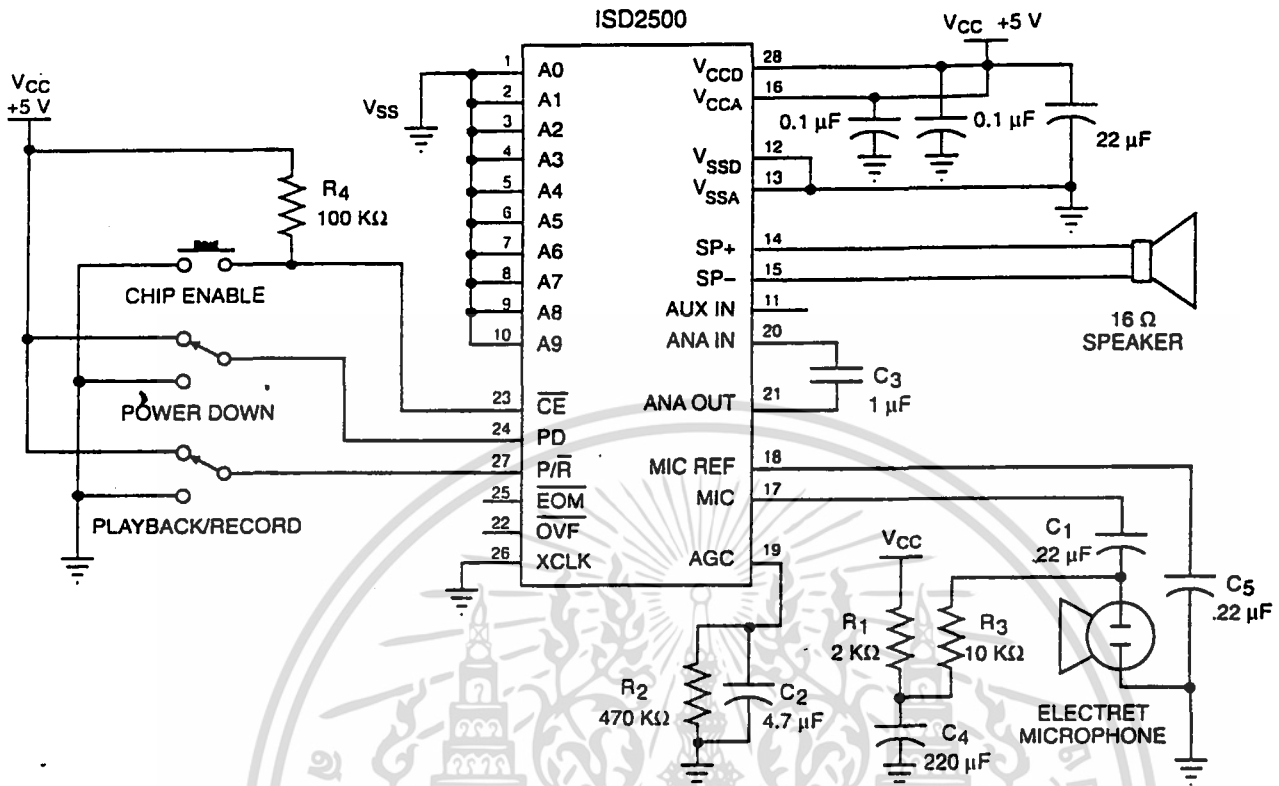
รูปที่ 2.3.3 แสดงการใช้งานของวงจรในโหมดการอัดแอดเดรส

ตารางที่ 2.3.3 แสดงการควบคุมการทำงานในโหมดการอัดแอดเดรส

APPLICATION EXAMPLE - PUSH-BUTTON CONTROL

Control Step	Function	Action
1	Select record/play-back mode	$P/\bar{R} = \text{As desired}$
2A	Begin playback	$P/\bar{R} = \text{HIGH}$ $\bar{C}\bar{E} = \text{Pulsed LOW}$
2B	Begin record	$P/\bar{R} = \text{LOW}$ $\bar{C}\bar{E} = \text{Pulsed LOW}$
3	Pause record or playback	$\bar{C}\bar{E} = \text{Pulsed LOW}$
4A	End playback	Automatic at $\bar{E}\bar{O}\bar{M}$ marker or PD Pulsed HIGH
4B	End record	PD = Pulsed HIGH

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Note: If desired, pin 18 may be left unconnected (microphone preamplifier noise will be higher). In this case, pin 18 must not be tied to any other signal or voltage. For more details, please refer to the ISD Application Notes and Design Manual.

รูปที่ 2.3.4 แสดงการใช้งานของวงจรในโหมด Push-Button

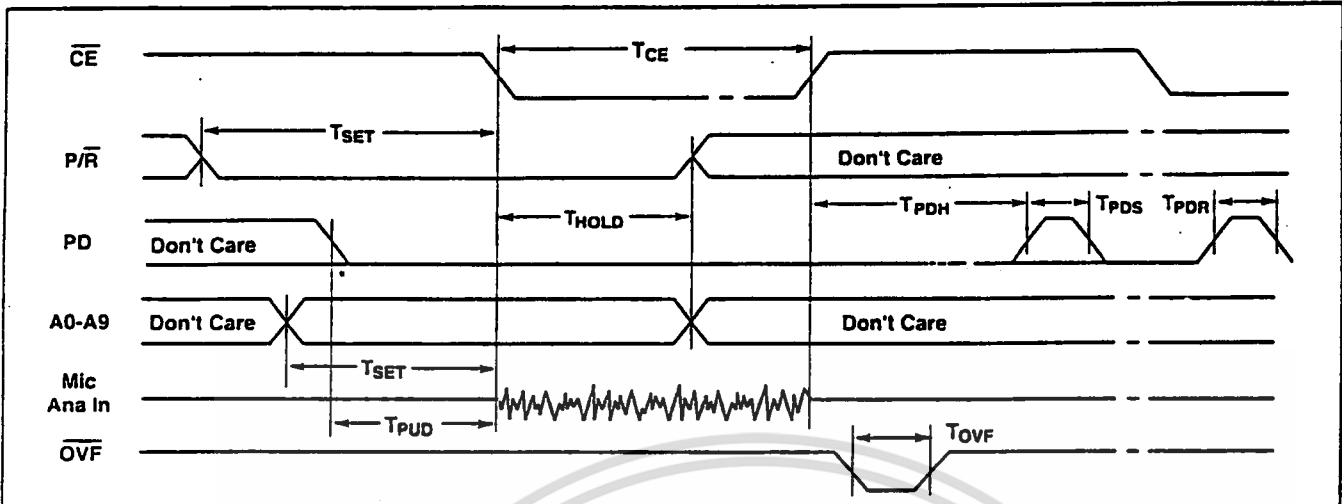
ตารางที่ 2.3.4 แสดงการควบคุมการทำงานในโหมด Push-Button

**APPLICATION EXAMPLE -
BASIC DEVICE CONTROL**

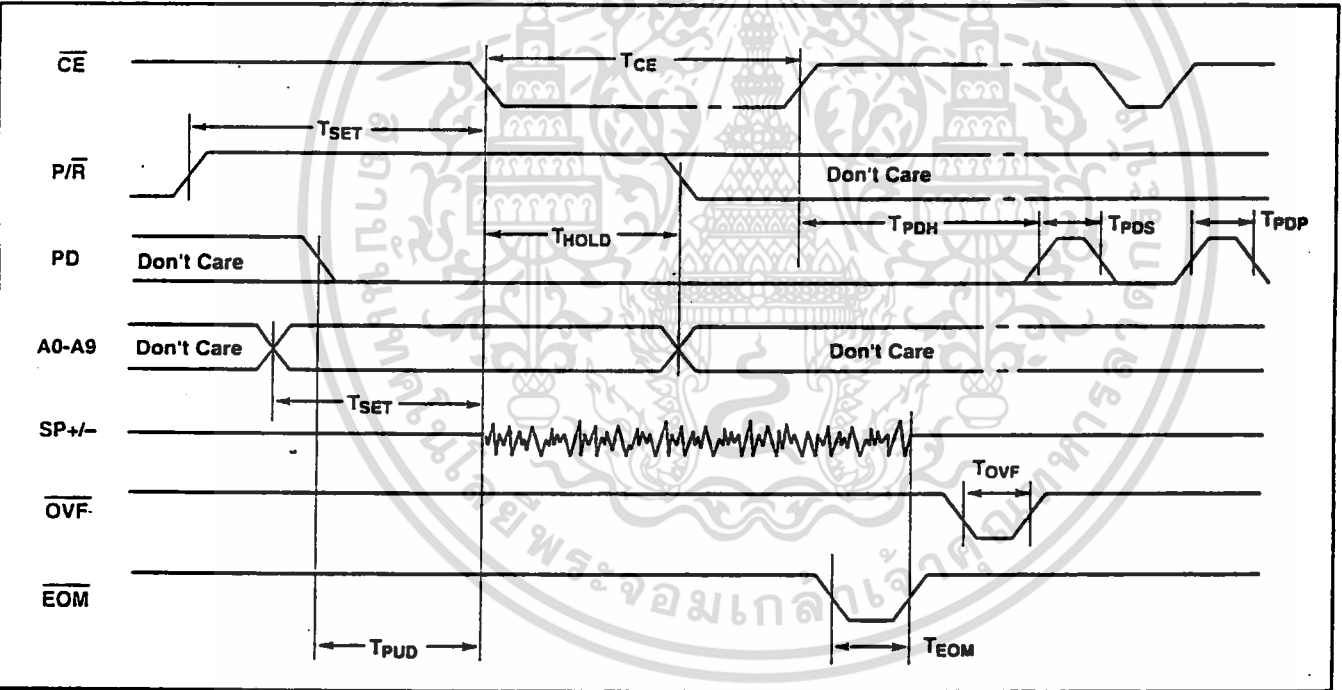
Control Step	Function	Action
1	Power up chip and select record/playback mode	1. PD = LOW 2. P/R = As desired
2	Set message address for record/playback	Set addresses A0-A7
3A	Begin playback	P/R = HIGH CE = Pulsed LOW
3B	Begin record	P/R = LOW CE = LOW
4A	End playback	Automatic
4B	End record	PD or CE = HIGH

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ หรือ ทรัพย์สินทางปัญญาของเจ้าของเอกสารทุกฉบับที่มิได้มีการนำไปใช้
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

RECORD



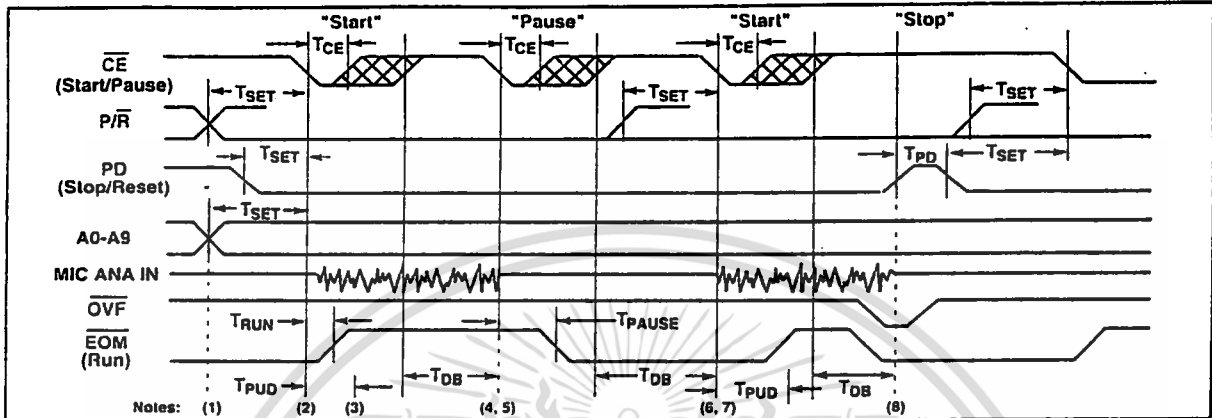
PLAYBACK



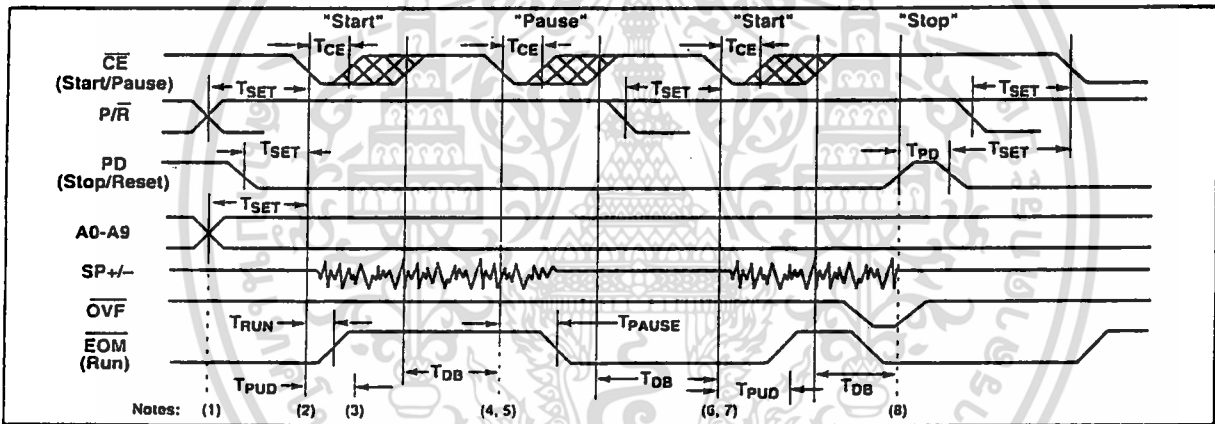
รูปที่ 2.3.6 แสดงไทม์มิงไดอะแกรมในโหมดการอ้างแอดเดรส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

PUSH-BUTTON MODE RECORD



PUSH-BUTTON MODE PLAYBACK



- Notes: 1. A9, A8, and A6 = 1 for push-button operation.
 2. The first \overline{CE} LOW pulse performs a Start function.
 3. The part will begin to play or record after a power-up delay T_{PUD} .
 4. The part must have \overline{CE} HIGH for a debounce period T_{DB} before it will recognize another falling edge of \overline{CE} and pause.
 5. The second \overline{CE} LOW pulse, and every even pulse thereafter, performs a Pause function.
 6. Again, the part must have \overline{CE} HIGH for a debounce period T_{DB} before it will recognize another falling edge of \overline{CE} , which would restart an operation. In addition, the part will not do an internal power down until \overline{CE} is HIGH for the T_{DB} time.
 7. The third \overline{CE} LOW pulse, and every odd pulse thereafter, performs a Resume function.
 8. At any time, a HIGH level on P/D will stop the current function, reset the address counter, and power down the device.

รูปที่ 2.3.7 แสดงไทม์มิงไดอะแกรมในโหมด Push-Button

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.4 ข้อมูลเกี่ยวกับ MT8870D Integrated DTMF Receiver

ไอซีเบอร์ MT8870D เป็นไอซีที่ใช้ในการถอดรหัสสัญญาณ DTMF (Dual Tone Multi Frequency) ซึ่งเป็นการรวมกันของสัญญาณความถี่ 2 ความถี่ ที่เกิดจากการกดปุ่มบนแป้นหน้าปัทม์โทรศัพท์ ให้เป็นระบบตัวเลขทางดิจิทัล หรือ BCD ฐานสองขนาด 4 บิต ซึ่งค่าเลขฐานสองที่ได้จากการถอดรหัสแสดงไว้ในตารางที่ 2.4.1

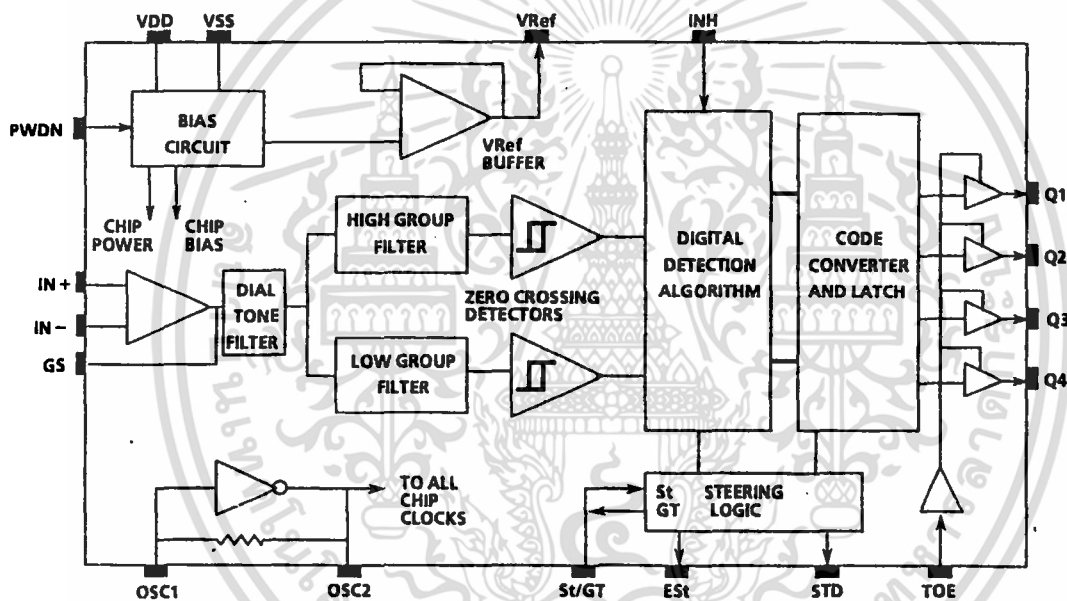
ตารางที่ 2.4.1 ค่าเลขฐานสองที่ได้จากการถอดรหัสความถี่ DTMF

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	1477	3	H	0	0	1	1
770	1209	4	H	0	1	0	0
770	1336	5	H	0	1	0	1
770	1477	6	H	0	1	1	0
852	1209	7	H	0	1	1	1
852	1336	8	H	1	0	0	0
852	1477	9	H	1	0	0	1
941	1336	0	H	1	0	1	0
941	1209	*	H	1	0	1	1
941	1477	#	H	1	1	0	0
697	1633	A	H	1	1	0	1
770	1633	B	H	1	1	1	0
852	1633	C	H	1	1	1	1
941	1633	D	H	0	0	0	0
-	-	ANY	L	Z	Z	Z	Z

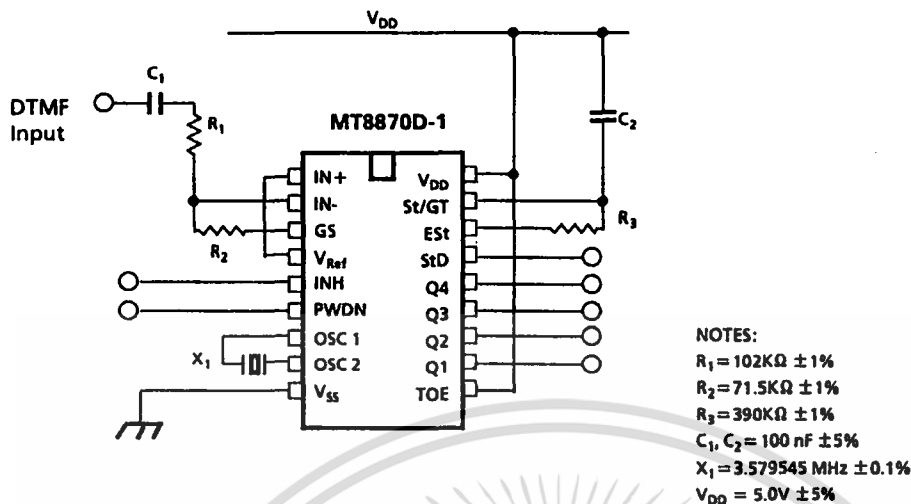
การถอดรหัสความถี่ DTMF ในยุคก่อนจะใช้ไอซีจำพวกเฟสล็อกกลูป ซึ่งก่อปัญหามากมายเนื่องจากทำให้ความถี่เปลี่ยนไป ตัววงจรมีขนาดใหญ่เพราะใช้ไอซีจำนวนมาก ซึ่งในปัจจุบันนี้ การถอดรหัสความถี่ DTMF สามารถทำได้สะดวกโดยใช้ไอซี MT8870D ซึ่งเป็นไอซีถอดรหัสความถี่ DTMF โดยตรง

2.4.1 โครงสร้างภายในของ MT8870D

โครงสร้างภายในของ MT8870D ประกอบด้วยวงจรกรองความถี่และวงจรถอดรหัสฟังก์ชันทางดิจิทัล ในส่วนของวงจรกรองความถี่ ใช้เทคนิคของสวิทช์คาปาซิเตอร์ฟิลเตอร์ สำหรับกรองความถี่สูงและต่ำ ส่วนวงจรถอดรหัสใช้เทคนิคการนับทางดิจิทัลเพื่อตรวจจับและถอดรหัสทั้ง 16 ความถี่ ออกเป็นเลขฐานสองขนาด 4 บิต และเซ็ทช่วงเวลาที่สำคัญเข้ามา ส่วนภาคอินพุตเป็นออปแอมป์ ซึ่งสามารถปรับอัตราขยายได้โดยต่ออุปกรณ์ภายนอก ภาคเอาต์พุตเป็นวงจรแลทช์ 3 สถานะ โครงสร้างภายในของ MT8870D แสดงในรูปที่ 2.4.1



รูปที่ 2.4.1 แสดงโครงสร้างภายในของ MT8870D



รูปที่ 2.4.2 แสดงการใช้งานเบื้องต้นของ MT8870D

2.4.2 ฟังก์ชันการทำงานภายในของ MT8870D

ภายใน MT8870D ประกอบด้วยส่วนสำคัญ 5 ส่วนคือ

1. ภาคกรองความถี่ (filter section)
2. ภาคถอดรหัส (decoder section)
3. ภาคตรวจสอบสัญญาณ (sterring section)
4. ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง (differential section)
5. ภาคกำเนิดความถี่ (oscillator)

ภาคกรองสัญญาณความถี่

ในส่วนนี้จะแยกสัญญาณ DTMF ที่เข้ามาออกเป็น 2 กลุ่มความถี่คือ ช่วงความถี่สูง และช่วงความถี่ต่ำ โดยใช้วงจรกรองความถี่อันดับ 6 ชนิดสวิทช์คาปาซิเตอร์ (six-order switch capacitor band pass filter)

ภาคถอดรหัส

ความถี่ DTMF ที่ถูกกรองเรียบร้อยแล้ว จะผ่านเข้าวงจรถอดรหัสความถี่ออกเป็นตัวเลข โดยใช้เทคนิคการนับแบบดิจิทัล และจะมีการตรวจสอบความถี่ที่เข้ามาว่าเป็น

ความถี่มาตรฐาน DTMF หรือไม่ เพื่อป้องกันความถี่อื่นเข้ามาผสมเมื่อตรวจสอบแล้วว่าความถี่นั้นถูกต้อง สัญญาณที่ขา ES_t (Early Sterring) ก็จะแอกทีฟ โดยค่าที่ถอครหัสได้จากความถี่ต่าง ๆ แสดงไว้ในตารางที่ 2.4.1

ภาคตรวจสอบสัญญาณ

ก่อนที่จะมีการถอครหัสความถี่ออกไปที่เอาท์พุท จะต้องมีการตรวจสอบช่วงความถี่ที่เข้ามาว่า มีระยะเวลาตามที่กำหนดหรือไม่ โดยสังเกตจากระยะเวลาการกดปุ่ม DTMF Generator ซึ่งต้องกดปุ่มให้มีความถี่ออกมาเป็นช่วงเวลานานพอสมควร มิฉะนั้นวงจรส่วนนี้จะไม่รับ โดยถือว่าสัญญาณนั้นไม่ถูกต้อง ส่วนช่วงเวลานานเท่าใด สามารถตั้งได้โดยใช้ RC ต่อภายนอก ขา ES_t จะเป็น "HIGH" นานใกล้เคียงกับระยะเวลาที่มีความถี่ DTMF เข้ามา จากรูปที่ 2.2.3 เมื่อขา ES_t เป็น "HIGH" ทำให้ V_c สูงขึ้น ตัวเก็บประจุ C จะคายประจุ ทำให้แรงดัน V_c สูงขึ้นจนถึงค่าเทรชโฮลด์ วงจรถอครหัสจึงจะถอครหัสออกเป็นตัวเลขฐานสองขนาด 4 บิต



รูปที่ 2.4.3 แสดงวงจรตรวจสอบสัญญาณอย่างง่าย และการคำนวณการ์ดไทม์

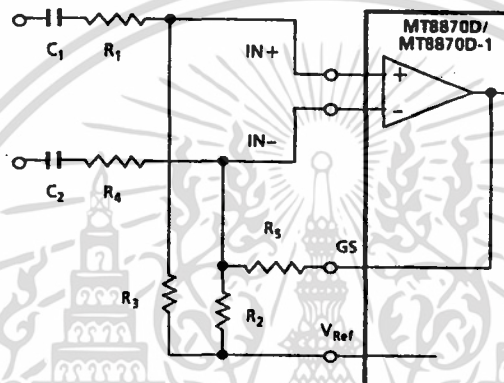
สำหรับช่วงเวลาที่ตั้งไว้โดยการต่อ RC ภายนอกนี้ เรียกว่า การ์ดไทม์ (gard time) ซึ่งเป็นตัวกำหนดช่วงเวลาในการกดปุ่ม โดยในการกดปุ่มแต่ละครั้งจะต้องกดอยู่นานอย่างน้อยเท่ากับการ์ดไทม์ จึงจะทำการถอครหัสได้

ภาคขยายสัญญาณความแตกต่าง

วงจรส่วนอินพุตของ MT8870D เป็นภาคขยายออปแอมป์ที่สามารถปรับอัตราขยาย โดยต่อวงจรภายนอกเพิ่มเข้าไป รูปที่ 2.4.4 แสดงการต่อวงจรภายนอกเข้ากับอินพุต ซึ่งสามารถคำนวณอัตราขยายความแตกต่างอินพุต และอิมพีแดนซ์ได้ดังนี้

$$\text{อัตราขยาย } (A_v \text{ diff}) = R_5/R_1$$

$$\text{อินพุตอิมพีแดนซ์ } (Z_{in} \text{ diff}) = 2R_1^2 + (1/\omega C)^2$$



DIFFERENTIAL INPUT AMPLIFIER

$$C_1 = C_2 = 10 \text{ nF}$$

$$R_1 = R_4 = R_5 = 100 \text{ k}\Omega$$

$$R_2 = 60 \text{ k}\Omega, R_3 = 37.5 \text{ k}\Omega$$

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

$$\text{VOLTAGE GAIN } (A_v \text{ diff}) = \frac{R_5}{R_1}$$

INPUT IMPEDANCE

$$(Z_{INDIFF}) = 2 \sqrt{R_1^2 + \left(\frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

All resistors are $\pm 1\%$ tolerance.

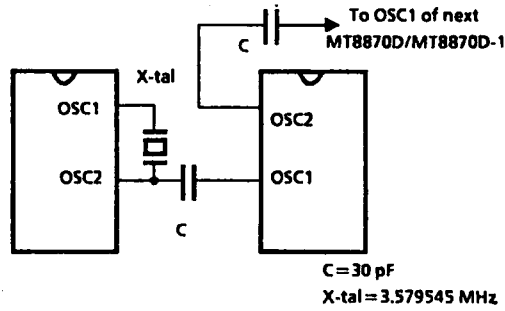
All capacitors are $\pm 5\%$ tolerance.

รูปที่ 2.4.4 แสดงการต่อวงจรภาคอินพุต

ภาคกำเนิดความถี่

ในภาคกำเนิดความถี่นี้ ภายในไอซีจะมีวงจรเวลาอยู่ เพียงต่อคริสตัลขนาด 3.579545 เมกะเฮิร์ตซ์ ก็สามารถใช้งานได้ทันที การต่อวงจรกำเนิดความถี่แสดงไว้ในรูปที่ 2.4.5

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.4.5 แสดงการต่อวงจรผลิตความถี่

2.5 ข้อมูลเกี่ยวกับ MC 145412 Pulse/Tone Repertory Dialer

2.5.1 ลักษณะและคุณสมบัติของ MC145412

MC145412 เป็นไอซีประเภทซิลิกอนเกต CMOS (silicon gate CMOS) ซึ่งทำหน้าที่แปลงค่าอินพุตจากคีย์บอร์ดให้กลายเป็นสัญญาณพัลส์หรือสัญญาณ DTMF ทางด้านเอาต์พุต ซึ่งมีลักษณะตัวถังเป็นแบบ DIP มาตรฐาน 18 ขาที่ทำจากพลาสติก แสดงดังรูปที่ 2.5.1



ก

ข

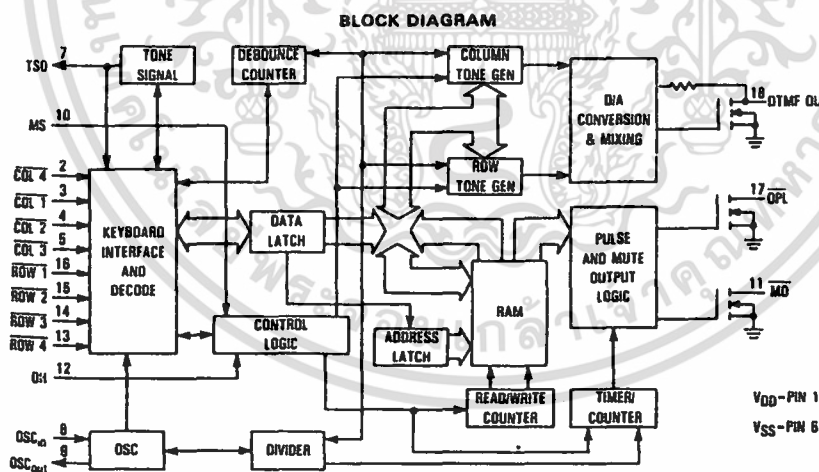
รูปที่ 2.5.1 ก) แสดงลักษณะตัวถังมาตรฐานแบบ DIP ของไอซีตระกูล 145XXXX

ข) แสดงลักษณะการจัดเรียงขาของ MC145412

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คุณสมบัติของ MC145412

- สามารถใช้งานได้กับคีย์บอร์ดแบบ 3x4 หรือ 4x4 ซึ่งอนุญาตให้ใช้เป็นแบบ 2 of 7 , 2 of 8 หรือ แบบ A TYPE
- มีขาสัญญาณที่ใช้ในการเลือกระหว่าง DTMF กับ 10 pps และ 20 pps
- มีหน่วยความจำที่สามารถเก็บหมายเลขได้ 10 หมายเลข หมายเลขละ 18 หลัก รวมทั้งหมายเลขสุดท้ายด้วย
- ใช้คริสตัล 3.579545 เมกกะเฮิร์ตซ์
- สามารถใช้กำลังไฟฟ้าจากคู่สายโทรศัพท์ได้
- ทำงานที่พลังงานต่ำ คือ 1.7-5.5 โวลต์ เนื่องจากเป็นเทคโนโลยีแบบซิลิกอนเกต CMOS
- ใช้เป็นตัวกำเนิดสัญญาณ DTMF หรือสัญญาณพัลส์ ใดๆอย่างหนึ่งเท่านั้น
- สามารถโปรแกรมหน่วยความจำโดยใช้คีย์บอร์ด



รูปที่ 2.5.2 แสดงบล็อกไดอะแกรมของส่วนประกอบภายในทั้งหมด

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.5.2 รายละเอียดของแต่ละขาของ MC145412

V_{DD} , V_{SS} - Power Supply (ขา 1, ขา 16)

ขาทั้งสองจะต่อกับไฟเลี้ยง โดยที่ V_{DD} เป็นบวก ซึ่งอนุญาตให้อยู่ในช่วง 1.7-5.5 โวลต์

MS - Mode Select (ขา 10)

ขา MS จะมีลักษณะเป็นอินพุต 3 สถานะ สำหรับใช้ในการเลือกระหว่าง DTMF โหมด, 10 pps โหมด และ 20 pps โหมด โดยความสัมพันธ์ระหว่างค่าอินพุตโวลเตจของขานี้กับโหมดการทำงานถูกแสดงในตารางที่ 2.5.1 ดังนี้

ตารางที่ 2.5.1 แสดงวิธีการเลือกโหมด

MS	โหมดการทำงาน
V_{DD}	20 pps Pulse Dialing
Open	10 pps Pulse Dialing
V_{SS}	DTMF Dialing

OH-ON-HOOK (ขา 12)

การต่อของ OH กับ V_{DD} หรือ ปลอยลอยได้ อุปกรณ์จะอยู่ในโหมด ON-HOOK แต่ถ้าต่อขานี้กับ V_{SS} ก็จะเป็นการเลือกโหมด OFF-HOOK เมื่ออยู่ในโหมด ON-HOOK จะสามารถโปรแกรมหมายเลขในหน่วยความจำได้โดยไม่มีเอาท์พุทจากการหมุนเกิดขึ้น

TSO - Tone Signal Output (ขา 7)

เมื่อมีการกดคีย์ จะมีการตอบรับโดยส่งสัญญาณเสียงป้อนกลับมา โดยขา TSO จะส่งสัญญาณความถี่เสียง 500 เฮิรตซ์ ออกมา ยกเว้นเมื่อ DTMF ถูกใช้งาน และขานี้ยังให้อาท์พุทออกมาในระหว่างโหมดของการโปรแกรมแบบ ON-HOOK ด้วย

DTMF OUT - Dual Tone Multifrequency Output (ขา 18)

เมื่อขา MS ถูกต่อกับ V_{SS} ขา DTMF OUT จะให้เอาต์พุตที่ตอบสนองกับแถว และคอลัมน์ในการกดคีย์

แต่ในโหมดพัลส์ ($MS = V_{DD}$ หรือปล่อยลอย) และระหว่างโหมดของการโปรแกรมแบบ ON-HOOK ที่ขานี้เป็น “HIGH” impedance ส่วนในขณะที่จะเอาต์พุตเป็น DTMF ขาจะเป็นแบบ open drain output ซึ่งต้องการตัวต้านทานภายนอก ทำหน้าที่ในการพูลอัพ กับขา V_{DD}

โดยที่ตัวต้านทานพูลอัพนี้ต้องเหมาะสมกับกระแสที่ต้องการให้ไหลในวงจรป้อนกลับภายใน รวมทั้งโหลดที่ใช้ด้วย

 \overline{OPL} - Outpulsing (ขา 17)

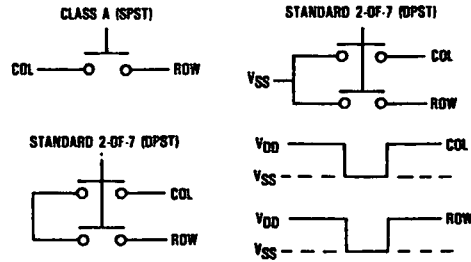
ขาจะให้เอาต์พุตเป็นพัลส์ 10 pps (เมื่อ MS ถูก open) หรือ 20 pps (เมื่อ $MS = V_{DD}$) และถ้าอยู่ในโหมด DTMF ($MS = V_{SS}$) ขาจะเป็น “HIGH” impedance ในระหว่างโหมดของการโปรแกรมแบบ ON-HOOK ที่ขาจะไม่มีการพัลส์ออกมา ขาจะมีลักษณะเป็นแบบ **open drain N-channel output**

 \overline{MO} - Mute Output (ขา 11)

ขาจะมีลักษณะเป็นแบบ **open drain N-channel output** ซึ่งจะถูกลูกต่อกับ V_{SS} ในระหว่างที่มีพัลส์ออกมาที่ขา \overline{OPL} และในระหว่างโหมด OFF-HOOK และ โหมด DTMF

Keyboard Inputs (ขา 2,3,4,5,13,14,15,16)

สำหรับคีย์บอร์ดอินพุตที่ใช้ อาจเป็นคีย์บอร์ดแบบหน้าสัมผัสเดียว (class A) หรือคีย์บอร์ดแบบมาตรฐาน 2 of 8 หรือ 2 of 7 โดยต่อขา V_{SS} เข้ากับขาคอมมอนด์ของคีย์บอร์ด การกดคีย์จะเกิดขึ้นเมื่อแถวใดแถวหนึ่งไปติดกับอีกคอลัมน์ใดคอลัมน์หนึ่งหรือแถวใดแถวหนึ่งกับคอลัมน์ใดคอลัมน์หนึ่งถูกลูกต่อลง V_{SS} พร้อม ๆ กัน เมื่อต่อขา 2 ($\overline{COL4}$) กับ V_{DD} แสดงว่าเป็นการตั้งโหมดคีย์บอร์ดเป็นแบบ 3x4 ลักษณะชนิดของคีย์บอร์ดทั่วไปถูกแสดงไว้ในรูปที่ 2.5.3



รูปที่ 2.5.3 แสดงลักษณะของคีย์บอร์ด

OSC_{in} , OSC_{out} (ขา 8 , ขา 9)

สำหรับวงจรออสซิลเลเตอร์บนชิพ จะใช้คริสตัล 3.579545 เมกะเฮิร์ตซ์ เป็นความถี่อ้างอิง การไบอัสคริสตัลสามารถทำได้อย่างสมบูรณ์เพราะภายในจะมีตัวต้านทานและตัวเก็บประจุอยู่แล้ว

2.5.3 คำอธิบายทั่วไปของ MC145412

สำหรับ MC145412 สามารถเลือกฟังก์ชันการทำงานได้ทั้งแบบพัลส์และแบบ DTMF สามารถเปลี่ยนโหมดการทำงานโดยผ่านทางขา MS มีหน่วยความจำทั้งหมด 10 หมายเลข รวมทั้งหมายเลข LNR (last number redial) ด้วย โดยแต่ละหมายเลขมีความยาวได้ 18 หลัก

ในการป้อนกำลังไฟฟ้า จะต้องมียุ่เวลาเริ่มต้น 64 ms ซึ่งออสซิลเลเตอร์จะถูกอินาเบิล (enable) และคีย์บอร์ดอินพุตจะยังไม่ทำงาน ในช่วงเวลานี้ $\overline{COL4}$ จะถูกตรวจสอบ (scan) เพื่อเลือกโหมดของคีย์บอร์ด โดยถ้า $\overline{COL4}$ อินพุตเป็น "HIGH" (V_{DD}) จะทำให้คีย์บอร์ดอยู่ในโหมด 3x4 ถ้านอกเหนือจากนี้จะอยู่ในโหมด 4x4 และการเปลี่ยนโหมดจะทำหลังจากเวลาเริ่มต้นไม่ได้

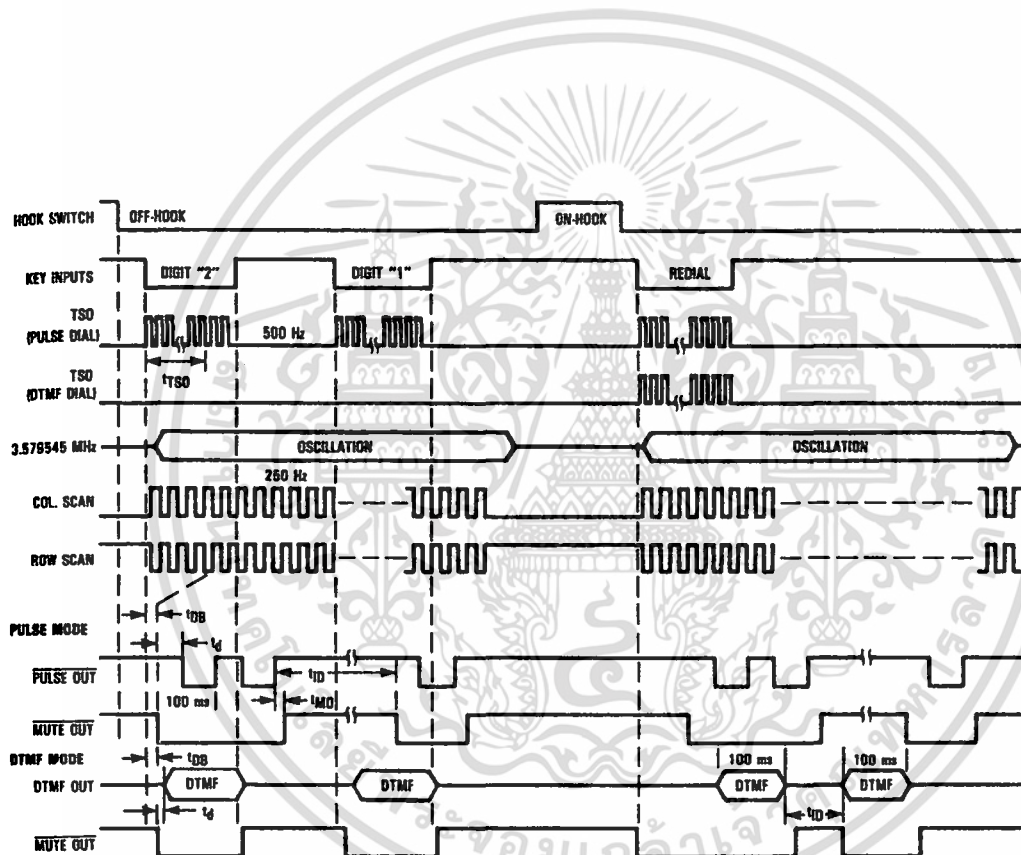
ในระหว่างการทำงานปกติ ออสซิลเลเตอร์จะเริ่มทำงานเมื่อมีการกดคีย์โดยคีย์อินพุตจะมี debounce ประมาณ 32 ms ในระหว่างคาบเวลาของ debounce RAM และวงจรในการหมุนหมายเลขจะยังไม่ทำงาน แต่ขา MS จะถูกตรวจสอบ (scan) เพื่อพิจารณาว่ามีโหมดการทำงานเป็นอย่างไร (10 pps , 20 pps หรือ DTMF) และหลังจากช่วง debounce แล้ว ค่าคีย์ที่ถูกกดเข้ามาจะถูกเช็ค และอินพุตนี้จะถูกแลตซ์เข้าไปในหน่วยความจำของ LNR พร้อมกับส่งรหัสหยุด (stop code) ตามไปด้วย กระบวนการเช่นนี้จะต่อเนื่องจน

กระทั่งถึงหลักที่ 18 ถ้าหลักที่ 19 ถูกกดเข้ามาก็จะถูกเขียนทับลงไปหลักแรก แล้วตามด้วยรหัสหยุด

ในขณะที่ทำการหมุนหมายเลข อุปกรณ์จะทำการเฟต (fetch) ข้อมูลจากหน่วยความจำนี้ออกมาจนกระทั่งถึงรหัสหยุด

และขา DTMF OUT ได้ถูกออกแบบให้ให้คริปทอนซิสเตอร์ชนิด pnp ภายนอกได้ ซึ่งสามารถใช้มอดูเลตไปกับโวลเตจของ TIP และ RING ได้

ลักษณะของการทำงานได้ถูกแสดงเป็นไทม์มิงไดอะแกรม (Timing Diagram) ดังรูปที่ 2.5.4



รูปที่ 2.5.4 แสดงไทม์มิงไดอะแกรมของ MC145412

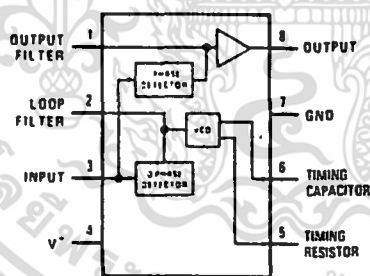
2.6 ข้อมูลเกี่ยวกับ LM567 TONE DECODER

LM567 และ LM567C มีจุดประสงค์เพื่อใช้เป็นตัวถอดรหัสสัญญาณเสียง (tone decoder) ถูกออกแบบให้เกิดการสวิตช์ลงกราวด์ เมื่อมีสัญญาณอินพุตตรงกับช่วงความถี่ ภายในวงจรจะประกอบด้วย I และ Q detector ซึ่งถูกไครฟ์โดย VCO (Voltage Controlled oscillator) ซึ่งใช้ในการพิจารณาความถี่ที่ศูนย์กลาง (center frequency) ของตัวถอดรหัส โดยจะใช้อุปกรณ์ภายนอกในการตั้งค่าความถี่ที่ศูนย์กลาง , แบนด์วิดท์ และการหน่วงเวลาของสัญญาณเอาต์พุต (output delay)

คุณสมบัติ

- เอาต์พุตสามารถใช้เป็นสถานะทางลอจิก ซึ่งมีลักษณะเป็นกระแสวิงค์ 100 มิลลิแอมป์
- แบนด์วิดท์สามารถปรับค่าได้จาก 0-14 %
- มีความสามารถในการตัดช่วงของสัญญาณที่ไม่พิจารณาและสัญญาณรบกวนสูง
- มีเสถียรภาพของความถี่ที่ศูนย์กลางสูงมาก
- ความถี่ที่ศูนย์กลางสามารถปรับค่าได้จาก 0.01 เฮิรตซ์ ถึง 500 กิโลเฮิรตซ์

Dual-in-Line and Small Outline Packages



TL/M/6975-2

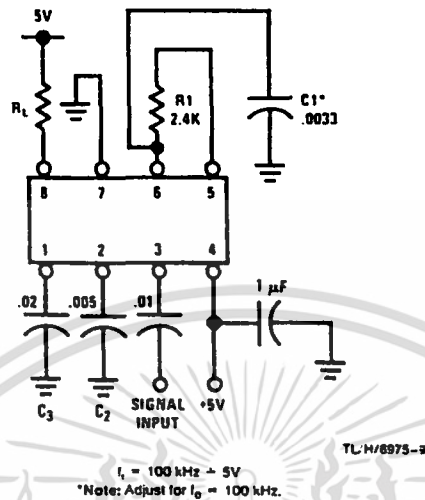
Top View

Order Number LM567CM
See NS Package Number M08A
Order Number LM567CN
See NS Package Number N08E

รูปที่ 2.6.1 แสดงลักษณะขาสัญญาณและลักษณะวงจรภายในของตัวถังแบบ DIP

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

AC Test Circuit



รูปที่ 2.6.2 วงจรที่ใช้ในการทดสอบสัญญาณ AC

จากรูปที่ 2.6.2 เป็นลักษณะของวงจรที่ใช้ในการทดสอบสัญญาณ AC โดยค่าความถี่ที่ศูนย์กลางของตัวถอดรหัสสัญญาณเสียง (tone decoder) นี้จะมีค่าเท่ากับ ความถี่อิสระ (Free Running Frequency) ของ VCO ซึ่งสัมพันธ์กันดังสมการ

$$f_0 \cong \frac{1}{1.1 R_1 C_1}$$

แบนด์วิธของฟิลเตอร์มีค่าประมาณ

$$BW = 1070 \sqrt{\frac{V_i}{f_0 C_2}} \quad \text{ในหน่วย \% ของ } f_0$$

โดยที่ V_i เป็นค่าอินพุตโวลเตจ (V_{rms}) , $V_i \leq 200 \text{ mA}$

C_2 เป็นค่าความจุของตัวเก็บประจุที่ขา 2 (μF)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

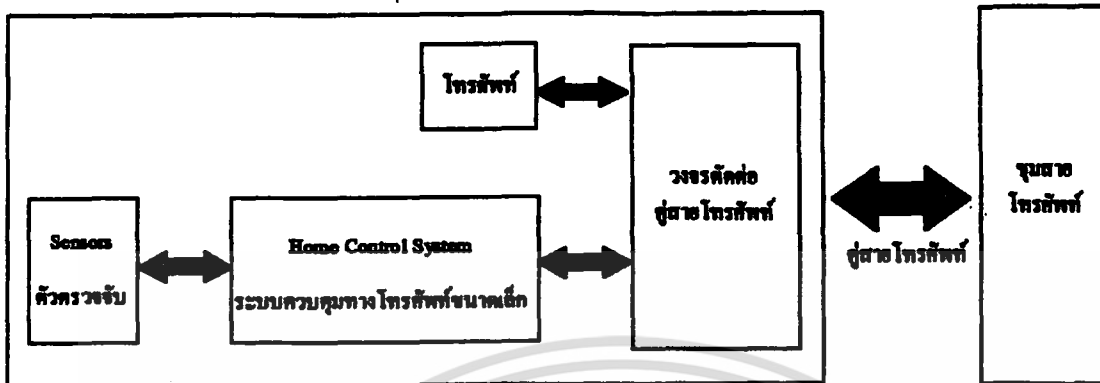
บทที่ 3

หลักการงานและการออกแบบ

3.1 คุณสมบัติของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก

- สามารถฝากข้อความหลาย ๆ ข้อความติดต่อกันได้นาน 90 วินาที
- ทำการสอบถามข้อความและลบข้อความทั้งหมดได้โดยผ่านทางคู่สายโทรศัพท์
- อุปกรณ์ไฟฟ้าที่นำมาต่อร่วมนั้น ต้องเป็นอุปกรณ์ไฟฟ้าที่ใช้ไฟฟ้ากระแสสลับ 220 โวลต์ และสามารถมีอุปกรณ์ได้สูงสุด 3 ตัว
- ทำการสอบถามสถานะการทำงานและควบคุมการเปิดปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าโดยผ่านทางคู่สายโทรศัพท์
- อินพุตจากตัวตรวจจับแบ่งเป็น 2 ประเภท ได้แก่ ตัวตรวจจับสัญญาณไฟไหม้และตัวตรวจจับสัญญาณจากผู้บุกรุก ซึ่งแต่ละประเภทสามารถต่อตัวตรวจจับได้ 8 ช่อง รวมทั้งหมด 16 ช่อง
- หมายเลขที่ใช้ในการ โทรออกอัตโนมัติ เมื่อตรวจพบสัญญาณตัวตรวจจับมีทั้งหมด 3 หมายเลข โดยสามารถทำการ โปรแกรมหมายเลขและสถานที่เกิดเหตุผ่านทางคู่สายโทรศัพท์ที่ทำการเรียกเข้าเท่านั้น
- ทำการสอบถามสถานะของระบบได้โดยผ่านทางคู่สายโทรศัพท์เช่นกัน
- มีระบบแหล่งจ่ายไฟสำรอง 12 V NiCd

3.2 หลักการทำงานของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก



รูปที่ 3.2.1 แสดงการเชื่อมต่อระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก

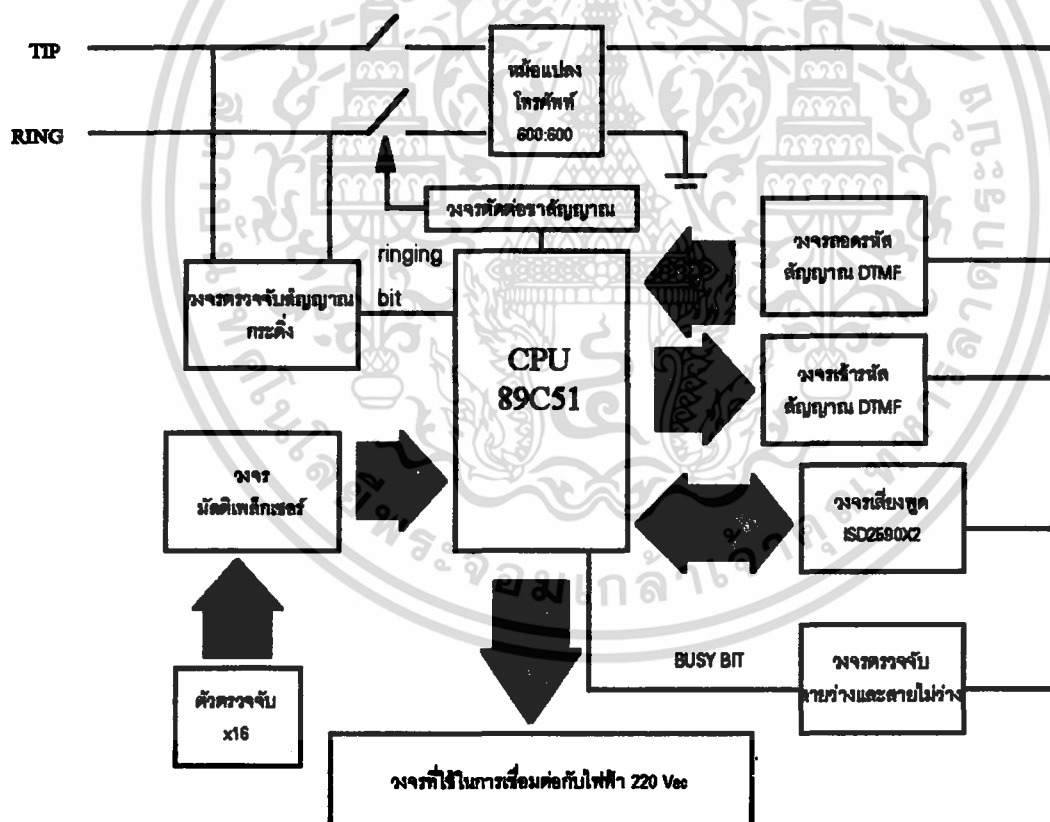
ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก ที่ได้ออกแบบขึ้นโดยอาศัยโครงข่ายโทรศัพท์ขององค์การโทรศัพท์เป็นสื่อกลางที่สำคัญ จากรูปที่ 3.2.1 แสดงการเชื่อมต่อระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กกับคู่สายโทรศัพท์ โดยจะต่อในลักษณะพ่วงอยู่กับคู่สายปลายทาง และรูปที่ 3.2.2 เป็นบล็อกไดอะแกรมแสดงส่วนประกอบต่าง ๆ ของระบบทั้งหมด มีหลักการทำงานคือ

ในสภาวะปกติระบบจะทำการตรวจสอบสถานะการทำงานของตัวตรวจจับและตรวจจับสัญญาณกระดิ่งที่เข้ามายังโทรศัพท์ไปพร้อมกัน ดังนั้นเมื่อระบบตรวจพบสัญญาณใดสัญญาณหนึ่งก็จะทำงานตามคุณสมบัติดังต่อไปนี้

ถ้าตรวจพบสัญญาณกระดิ่งแสดงว่ามีการติดต่อจากคู่สายภายนอกกับหมายเลขโทรศัพท์ที่มีระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กติดตั้งอยู่ ระบบจะทำการนับจำนวนของสัญญาณกระดิ่งเมื่อครบตามที่กำหนดไว้คือ 4 ครั้ง ก็จะทำการตัดต่อคู่สายโทรศัพท์ภายนอกเข้ากับระบบโดยอัตโนมัติ การทำงานของระบบจะอาศัยการถอดรหัสสัญญาณ DTMF จากโทรศัพท์ชนิดกดปุ่มมาเป็นรหัสในการโต้ตอบและควบคุมการทำงานทั้งหมด ดังนั้นเมื่อระบบทำการยกหูอัตโนมัติแล้วในช่วง 3-4 วินาทีแรกจะทำการรอสัญญาณ DTMF ที่เป็นรหัสผ่าน ถ้าในช่วงนี้ไม่มีการกดรหัสใด ๆ ระบบก็จะทำหน้าที่รับฝากข้อความอัตโนมัติทันทีซึ่งสามารถฝากข้อความติดต่อกันได้สูงสุด 90 วินาที ซึ่งการทำงานในลักษณะนี้จะมีผลดีในแง่ของการป้องกันไม่ให้ผู้อื่นเข้ามาเกี่ยวข้องกับระบบควบคุมของเรา ซึ่งอาจจะทำให้เกิดความเสียหายขึ้นได้ แต่ถ้ามีการกดสัญญาณ DTMF ที่เป็นรหัสผ่านในช่วง 3-4 วินาทีแรก ระบบก็จะเข้าสู่การทำงานอย่างเต็มรูปแบบโดยทำงานในลักษณะเป็นฟังก์ชันมีทั้งหมด 7 ฟังก์ชันให้เลือกคือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ฟังก์ชันที่ 1** - สอบถามข้อความที่มีอยู่ทั้งหมด
- ฟังก์ชันที่ 2** - ผ่ากข้อความเพิ่มเติม
- ฟังก์ชันที่ 3** - ลบข้อความที่มีอยู่ทั้งหมด
- ฟังก์ชันที่ 4** - โปรแกรมหมายเลขโทรศัพท์ที่ต้องการติดต่อเพื่อทำการแจ้งเหตุซึ่งสามารถโปรแกรมได้ทั้งหมด 3 หมายเลข
- ฟังก์ชันที่ 5** - โปรแกรมสถานที่เกิดเหตุซึ่งมีความยาวของข้อความประมาณ 10 วินาที
- ฟังก์ชันที่ 6** - ประกอบไปด้วยฟังก์ชันย่อย 2 ฟังก์ชันให้เลือกคือ
- ฟังก์ชัน 6.1 - สอบถามสถานการณ์ความเรียบร้อยภายในบ้าน
- ฟังก์ชัน 6.2 - ควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าภายในบ้าน
- ฟังก์ชันที่ 7** - ออกจากระบบโดยการวางหูโทรศัพท์อัตโนมัติ



รูปที่ 3.2.2 บล็อกไดอะแกรมแสดงส่วนประกอบต่าง ๆ ของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในขณะที่เดียวกันผู้ที่ทำการติดต่อสามารถทำการตรวจสอบฟังก์ชันการทำงานทั้งหมดได้ โดยการกดหมายเลข 8 ในกรณีที่ผู้ทำการติดต่อจำไม่ได้ว่ามีฟังก์ชันใดบ้าง นอกจากนี้ถ้าไม่มีการกดสัญญาณ DTMF เพื่อตอบโต้กับระบบเกิน 15 วินาที ระบบก็จะทำการวางหูให้โดยอัตโนมัติ (time out) เพื่อป้องกันความผิดพลาดหากเกิดกรณีที่ผู้ทำการติดต่อลืมกดสัญญาณหรือวางหูไปโดยไม่ได้เลือกฟังก์ชันที่ 7

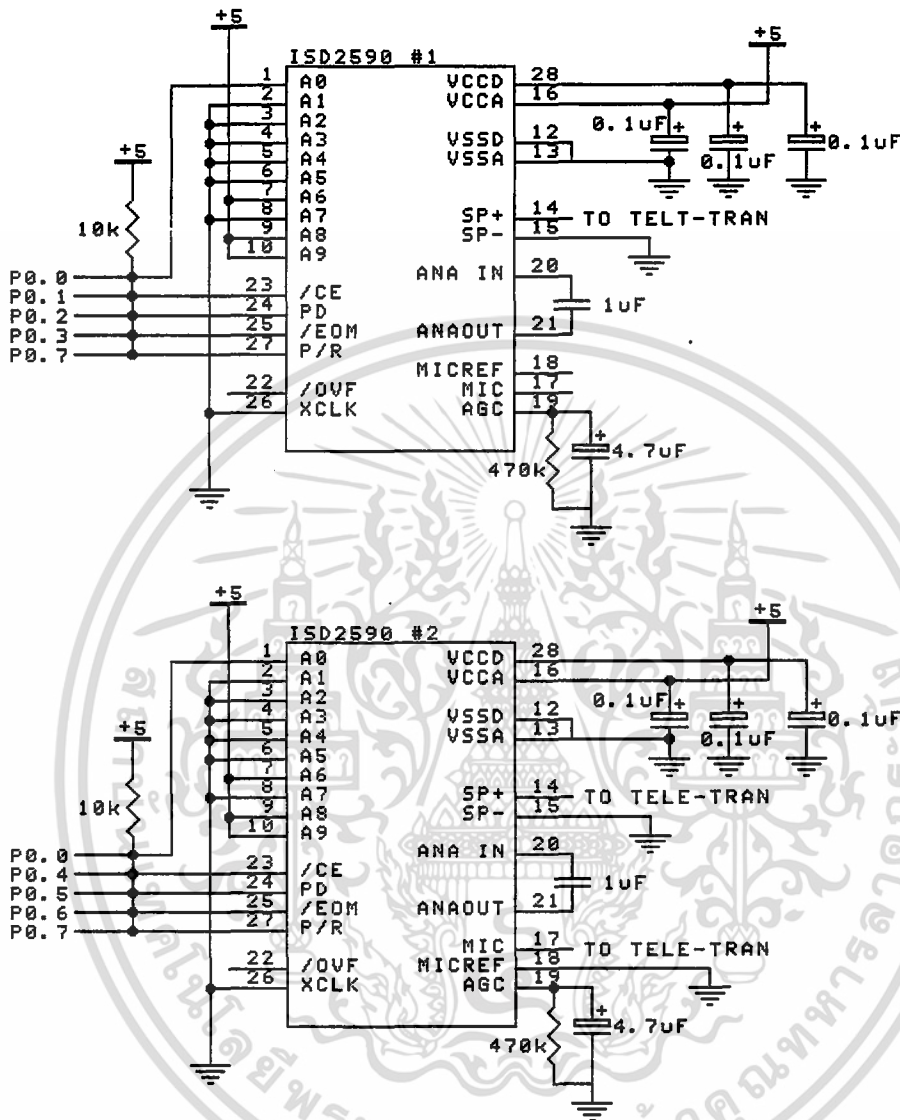
สำหรับตัวตรวจจับที่ใช้กับระบบในที่นี่จะใช้ได้กับตัวตรวจจับ 2 ลักษณะคือ ตัวตรวจจับสัญญาณไฟไหม้ และตัวตรวจจับสัญญาณจากตู้บุงกรุก ซึ่งมีความละเอียดในการติดตั้งได้ชนิดละ 8 จุด รวมทั้งหมด 16 จุด โดยเอาที่พุดของตัวตรวจจับจะเป็นการส่งสัญญาณในลักษณะของ current loop 20 mA เพื่อทำให้ออปโตไอโซเลเตอร์ที่ต่อเป็นอินพุตทั้ง 16 จุดเกิดการเปลี่ยนสถานะเมื่อตัวตรวจจับได้รับสัญญาณ การเชื่อมต่อในลักษณะเช่นนี้มีผลดีในแง่ที่ว่าสามารถส่งสัญญาณได้ในระยะไกล ดังนั้นถ้าตรวจพบสัญญาณจากตัวตรวจจับระบบก็จะทำการยกหูโทรศัพท์และหมุนหมายเลขโดยอัตโนมัติทันที โดยเรียกหมายเลขทั้งสามหมายเลขที่ได้ทำการโปรแกรมไว้ก่อนหน้าตามลำดับ ซึ่งถ้าเกิดกรณีสายไม่ว่าง , สายว่างแต่ไม่มีคนรับประมาณ 5 ครั้งหรือไม่มีสัญญาณเรียกกลับภายใน 5 วินาที ระบบก็จะทำการวางหูแล้วทวนหมายเลขเดิมซ้ำอีกสองครั้งก่อนที่จะหมุนหมายเลขใหม่ต่อไปจนครบทั้งสามหมายเลข แต่ถ้าพบกรณีสายว่างและมีคนรับซึ่งเป็นกรณีที่เรากำลังจะทำการส่งข้อความในการแจ้งเหตุร้ายและสถานที่เกิดเหตุออกไปยังคู่สาย ทำการทวนข้อความ 3 ครั้งก่อนที่จะวางหูและหมุนหมายเลขต่อไปจนครบทั้งสามหมายเลขเช่นกัน และเพื่อความแม่นยำที่สูงขึ้นระบบจะทำการติดต่อหมายเลขทั้งสามอีกครั้ง และเมื่อทำการแจ้งเหตุอัตโนมัติเรียบร้อยแล้วระบบก็จะกลับไปทำการตรวจจับสัญญาณกระดิ่งเพียงอย่างเดียวเท่านั้นเพื่อรอการติดต่อครั้งต่อไป

นอกจากนี้ระบบแหล่งจ่ายไฟยังออกแบบให้มีแหล่งจ่ายไฟสำรองเพื่อที่จะยังสามารถทำงานได้เมื่อเกิดกรณีกระแสไฟฟ้าขัดข้อง แต่อุปกรณ์ไฟฟ้าที่ต่อร่วมอยู่กับระบบจะไม่ทำงานเนื่องจากอาศัยกระแสไฟฟ้า 220 Vac เท่านั้น

การออกแบบระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กนี้ อาศัยไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในการประมวลผลและควบคุมการทำงานทั้งหมดซึ่งถือเป็นหัวใจหลักของระบบ

3.3 การออกแบบ

3.3.1 วงจรเสียงพูด



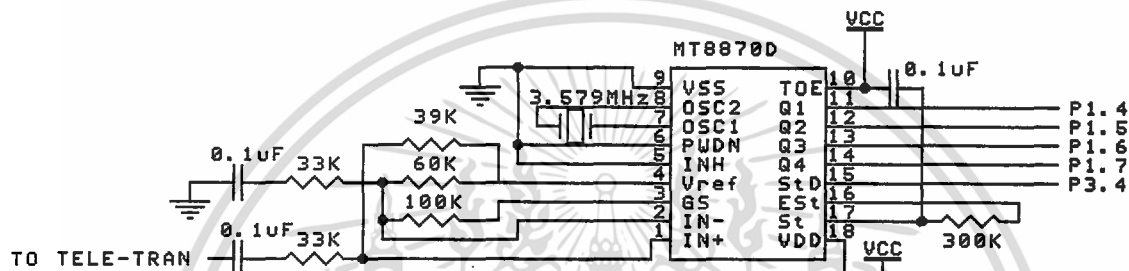
รูปที่ 3.3.1 แสดงลักษณะของวงจรเสียงพูด

ในการบันทึกและผลิตเสียงพูดที่จะใช้ในการโต้ตอบกับตู้สายปลายทางเราเลือกใช้ไอซีเบอร์ ISD2590 ในการใช้งานซึ่งใช้ลักษณะการทำงานในโหมด Push-Button ซึ่งมีข้อดีก็คือประหยัดขาสัญญาณที่ใช้ในการเชื่อมต่อและไม่จำเป็นต้องรู้แอดเดรสเริ่มต้นของข้อความแต่ละข้อความ เพียงแค่รู้ลำดับของข้อความเท่านั้นก็จะสามารถทำการกระโดดข้ามไปยังข้อความที่ต้องการได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในที่นี้เราใช้ ISD2590 2 ตัว ตัวแรกทำหน้าที่ในการแจ้งข้อความที่บันทึกไว้ล่วงหน้า เพื่อบอกลำดับขั้นตอนในการทำงาน ส่วนตัวที่สองนั้นจะใช้ในการบันทึกและแจ้งข้อความที่ผู้เรียกได้ทำการฝากเอาไว้ ขั้นตอนในการใช้งาน ISD2590 สามารถดูได้จากหัวข้อ 2.3 ซึ่งได้กล่าวไว้แล้วโดยละเอียด

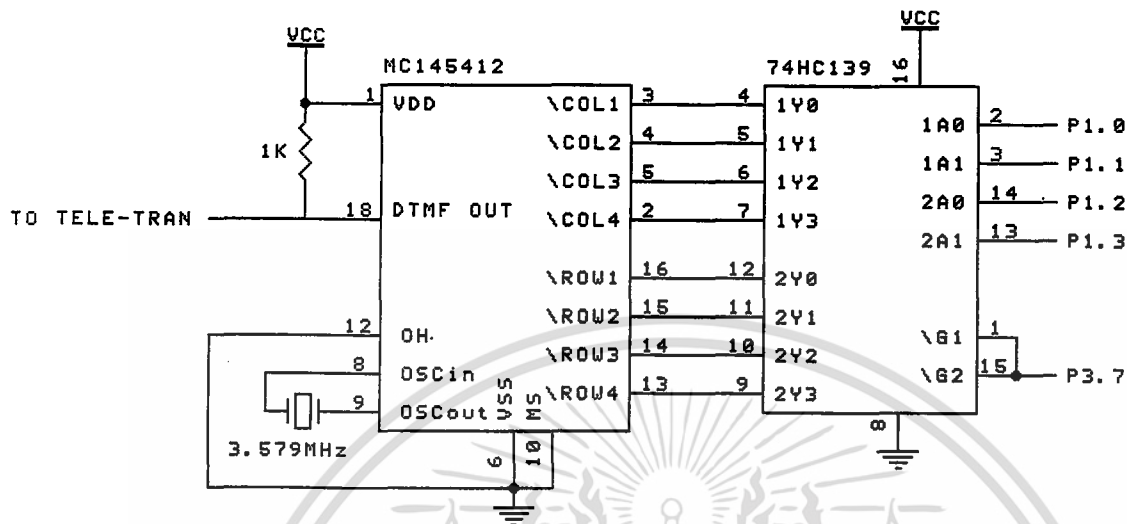
3.3.2 วงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD



รูปที่ 3.3.2 แสดงลักษณะของวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD

ในการถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD เราเลือกใช้ไอซีเบอร์ MT8870D Integrated DTMF Receiver ซึ่งมีลักษณะของวงจรที่ใช้งานดังรูปที่ 3.3.2 โดยเมื่อมีสัญญาณ DTMF เข้ามาทางอินพุต MT8870D จะทำการแปลงสัญญาณ DTMF ที่ได้ให้เป็นสัญญาณดิจิตอลขนาด 4 บิต (BCD code) โดยมีความสัมพันธ์ตามตาราง 2.4.1 ข้อมูลเอาต์พุตจะถูกเก็บไว้ที่เอาต์พุตแลตช์ (output latch) ภายในชิพ และจะมีสัญญาณเอาต์พุต แฟล็ก (std) เป็นตัวบอกให้ทราบว่า ได้ทำการแปลงข้อมูลและนำเข้าไปเก็บที่เอาต์พุตแลตช์เรียบร้อยแล้ว เอาต์พุตแลตช์จะมีลักษณะเป็นเอาต์พุต 3 สถานะ (tri-state) โดยจะต้องทำการอินิเทิลที่ขา TOE ด้วยลอจิก “HIGH” จึงจะให้เอาต์พุต ดังนั้นในวงจรจึงได้ทำการต่อขา TOE ได้กับ +5 โวลต์ ตลอดเวลา สำหรับเอาต์พุตแฟล็ก (std) ปกติจะมีสถานะเป็น “LOW” แต่เมื่อ MT8870D ได้ทำการแปลงข้อมูลและส่งข้อมูลไปไว้ที่เอาต์พุตแลตช์เรียบร้อยแล้ว เอาต์พุตแฟล็ก (std) จะมีสถานะเป็น “HIGH” ซึ่งในการทำงานเราจะทำการเช็คแฟล็ก (std) ว่าเป็น “HIGH” หรือไม่ ถ้าเป็น “HIGH” ไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะนำข้อมูลที่ได้ออกไปประมวลผลต่อไป

3.3.3 วงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF



รูปที่ 3.3.3 แสดงลักษณะของวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF

เราใช้ไอซีเบอร์ MC145412 เป็นตัวกำเนิดสัญญาณ DTMF แล้วส่งเข้าไปในคู่สายโทรศัพท์ เพื่อเรียกเลขหมายปลายทาง ในการออกแบบวงจรเราให้ขา MS ต่อกราวด์เพื่อเลือกการทำงานในโหมด DTMF และ ขา OH ก็ต่อลงกราวด์เช่นกันเพื่อเลือกโหมด OFF-HOOK

สัญญาณ DTMF จะถูกส่งออกมาทางขา 18 (DTMF OUT) โดยจะต้องทำการไบอัสด้วยไฟ DC และต่อตัวต้านทานพูลอัพ โดยใช้ค่าความต้านทานเท่ากับ 1 กิโลโห์ม เพื่อเป็นการป้องกันกระแสให้กับวงจรภายใน จึงจะสามารถทำงานได้ สัญญาณ DTMF ที่ถูกสร้างขึ้นจะสัมพันธ์กับค่าจากการกดคีย์ ในที่นี้เราเลือกใช้ไอซีเบอร์ 74HC139 เป็นตัวสร้างสัญญาณในการกดคีย์ โดยภายในไอซีเบอร์ 74HC139 จะประกอบด้วยวงจร Decoder 2 ตัว เอาท์พุทของแต่ละตัวมีขนาด 4 บิต ดังนั้นจึงใช้เอาท์พุท 4 บิตของตัวแรก ต่อเข้ากับแนวคอลัมน์ C1-C4 และเอาท์พุท 4 บิต ของตัวที่สองต่อเข้ากับแนวแถว R1-R4 ได้พอดี

เหตุผลที่เราเลือกใช้ไอซีเบอร์ 74HC139 นั้นเนื่องจากสัญญาณที่ใช้ในการกดคีย์นั้น ต้องมีสถานะเป็น “LOW” ซึ่งตรงกับการทำงานของ 74HC139 คือ ในการเลือกอินพุทของ 74HC139 แต่ละครั้งจะให้เอาท์พุทมีสถานะเป็น “LOW” สอดคล้องกับอินพุทดังตารางต่อไปนี้

ตารางที่ 3.3.1 แสดงการทำงานของไอซีเบอร์ 74HC139

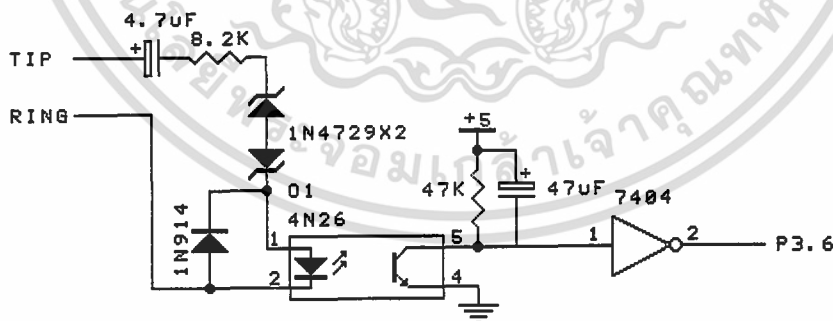
INPUT			OUTPUT			
ENABLE	SELECT					
\overline{G}	B	A	y 0	y 1	y 2	y 3
H	X	X	H	H	H	H
L	L	L	L	H	H	H
L	L	H	H	L	H	H
L	H	L	H	H	L	H
L	H	H	H	H	H	L

H = "HIGH" level , L = "LOW" level , X = Irrelevant

จะเห็นว่าถ้าไม่ทำการอินเวิลที่ขา $\overline{G}(\overline{G}_1 + \overline{G}_2)$ ก็จะไม่มีการเอาต์พุต ดังนั้นในการอ้างอินพุตแต่ละครั้งจะต้องทำการอินเวิลที่ขา \overline{G} ทุกครั้ง จึงจะได้สัญญาณ DTMF ออกมา ซึ่งในการอินเวิลแต่ละครั้งควรให้อยู่ในช่วงเวลาสั้น ๆ เพื่อให้เหมือนกับการกดคีย์ และในการควบคุมการกดหมายเลขดังกล่าวจะควบคุมโดยผ่านทางไมโครคอนโทรลเลอร์

การกดคีย์ทุกครั้งจะต้องให้แนวแถวและแนวคอลัมน์เป็น "LOW" พร้อมกันเพียงคู่ใดคู่หนึ่งเท่านั้น ซึ่งเปรียบเสมือนกับการกดคีย์บอร์ดจริง

3.3.4 วงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง



รูปที่ 3.3.4 แสดงลักษณะของวงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง

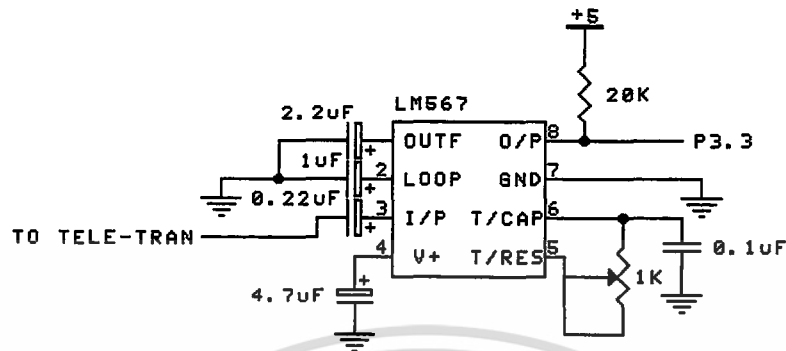
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่งนี้ จะทำการแปลงอินพุตสัญญาณกระดิ่งซึ่งเป็นสัญญาณกระแสลบความถี่ 20 เฮิรตซ์ ขนาดแอมพลิจูดประมาณ 110 โวลต์ ซึ่งรวมอยู่บนไฟตรง ขนาด -48 โวลต์ ให้เป็นสัญญาณพัลส์เอาต์พุตขนาด 5 โวลต์โดยสัญญาณไฟตรง -48 โวลต์จะถูกบล็อกด้วยตัวเก็บประจุ 0.47 ไมโครฟารัด และมีตัวต้านทานเป็นตัวจำกัดกระแส จึงทำให้มีเพียงสัญญาณกระดิ่งซึ่งเป็นสัญญาณกระแสลบเท่านั้นที่ผ่านไปได้ สัญญาณจะถูกลดทอนขนาดของแรงดันลงด้วยซีเนอร์ไดโอด 2 ตัวที่ต่อกลับขั้วกันอยู่ ทำให้มีขนาดของสัญญาณเท่ากับค่าแรงดันไบอัสย้อนกลับของซีเนอร์ไดโอดทั้งสองคือ ประมาณ ± 12 โวลต์ โดยสัญญาณที่ได้นี้ยังคงเป็นสัญญาณที่มีทั้งไซเคิลบวกและลบ สัญญาณดังกล่าวจะถูกป้อนเป็นอินพุตของออปโตไอโซเลเตอร์ 4N26 โดยมีไดโอดต่อคร่อมแบบย้อนกลับไว้ที่ขา 1 และ 2

ไอซีเบอร์ 4N26 นี้เป็นไอซีที่ใช้ในการเชื่อมโยงทางแสง (opto-coupler) มีข้อดีในการแยกระบบไฟของอินพุตและเอาต์พุตออกจากกัน โดยใช้แสงในการเชื่อมโยงแทน ทำให้มีความปลอดภัยจากแรงดันไฟค่าสูงๆ และยังสามารถป้องกันสัญญาณรบกวนหรือแรงดันทรานเซียนท์ (transient) ที่เกิดจากระบบกราวด์ของวงจรภายนอก ไม่ให้เข้าไปเกิดในระบบกราวด์ของวงจรอีกด้วย ภายใน 4N26 จะมีโฟโตไดโอดและโฟโตทรานซิสเตอร์อยู่ กระแสทางด้านไซเคิลบวกเท่านั้นที่สามารถไหลผ่านไดโอดทำให้ไดโอดเปล่งแสงและโฟโตทรานซิสเตอร์เกิดการนำกระแสจากขั้วคอลเลคเตอร์ลงกราวด์ จึงทำให้ได้ลอจิกศูนย์ที่เอาต์พุตขา 5 แต่ถ้าอินพุตทางด้านไซเคิลลบผ่านเข้ามา โฟโตไดโอดก็จะไม่ทำงาน จึงไม่มีการนำกระแสทางด้านของโฟโตทรานซิสเตอร์เอาต์พุตที่ได้จึงเป็นลอจิกหนึ่ง ดังนั้นในช่วงสัญญาณกระดิ่งหนึ่งครั้งจะได้เอาต์พุตที่มีลักษณะเป็นพัลส์ 5 โวลต์ จำนวนมากจึงใช้ตัวเก็บประจุค่าสูงๆ (ในที่นี้ใช้ 47 ไมโครฟารัด) ต่อเข้าทางด้านเอาต์พุต เพื่อทำหน้าที่กรองความถี่ ดังนั้นเอาต์พุตที่ได้ในช่วงที่มีสัญญาณกระดิ่งนี้ จึงมีสถานะเป็น “LOW” เพียงอย่างเดียวเท่านั้น แต่ระดับโวลเตจในขณะที่เป็น “LOW” จะมีลักษณะที่ไม่เรียบ เนื่องจากการคายประจุของตัวเก็บประจุในช่วงสัญญาณที่เป็นไซเคิลลบ จึงใช้ไอซีเบอร์ 7404 ช่วยทำให้เอาต์พุตที่ได้เรียบมากขึ้น และกลับสถานะของลอจิกให้มีสถานะตรงกันข้าม

ดังนั้นในสถานะที่ยังไม่มีสัญญาณกระดิ่งเรียกเข้า เอาต์พุตจาก 7404 จะเป็นลอจิกศูนย์ และจะเป็นลอจิกหนึ่งเมื่อมีสัญญาณกระดิ่งเรียกเข้ามา ซึ่งสัญญาณที่ได้นี้จะนำไปเข้าไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อประมวลผลต่อไป

3.3.5 วงจรตรวจจับสัญญาณสายว่างและสายไม่ว่าง

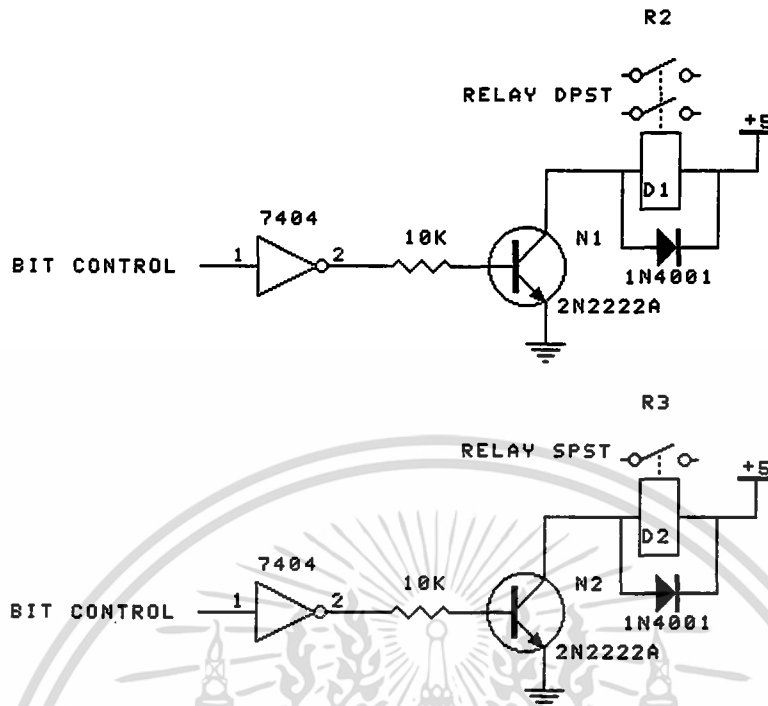


รูปที่ 3.3.5 แสดงลักษณะของวงจรตรวจจับสายว่างและสายไม่ว่าง

สัญญาณสายว่างและสายไม่ว่างเป็นสัญญาณที่มีความถี่ประมาณ 400 เฮิรตซ์ แต่แตกต่างกันที่จังหวะของสัญญาณ โดยสัญญาณสายว่างจะดัง 1 วินาที และหยุด 4 วินาที ส่วนสัญญาณสายไม่ว่างจะดังและหยุดทุกๆ 0.5 วินาที ในการตรวจจับสัญญาณทั้งสองนี้เลือกใช้ไอซีเบอร์ LM567 TONE DECODER ซึ่งใช้ในการถอดรหัสสัญญาณเสียง ในการใช้งานเราจะทำการตั้งค่าความถี่ที่ศูนย์กลาง (center frequency) ที่ต้องการตรวจจับ โดยการปรับค่าความต้านทานระหว่างขา 5 และ 6 หรือตัวเก็บประจุที่ขา 6 แต่ในที่นี้เราให้ตัวเก็บประจุมีค่าที่แน่นอน ดังนั้นจึงปรับจนความถี่โดยการปรับค่าความต้านทานเท่านั้น

ดังนั้นเมื่อมีสัญญาณความถี่ประมาณ 400 เฮิรตซ์ เข้ามาที่ขา 3 ก็จะทำให้เอาต์พุตที่ขา 8 มีสถานะเป็น “LOW” แต่ถ้าสัญญาณที่เป็นอินพุตมีความถี่อยู่นอกเหนือจากแบนด์วิดท์ที่ปรับจนเอาไว้ หรือไม่มีสัญญาณอินพุต สถานะทางลอจิกที่ขา 8 ก็จะเป็น “HIGH” ดังนั้นถ้าในกรณีของสัญญาณสายว่างก็จะได้อาต์พุตเป็นลอจิกศูนย์ 1 วินาทีและเป็นลอจิกหนึ่ง 4 วินาที แต่ถ้าในกรณีของสัญญาณสายไม่ว่างเอาต์พุตที่จะเป็นลอจิกศูนย์และหนึ่งสลับกันทุกๆ 0.5 วินาที ซึ่งในการแยกแยะความแตกต่างของสัญญาณทั้งสอง เราจะใช้โปรแกรมในการตรวจสอบช่วงเวลาของสัญญาณอีกทีหนึ่ง

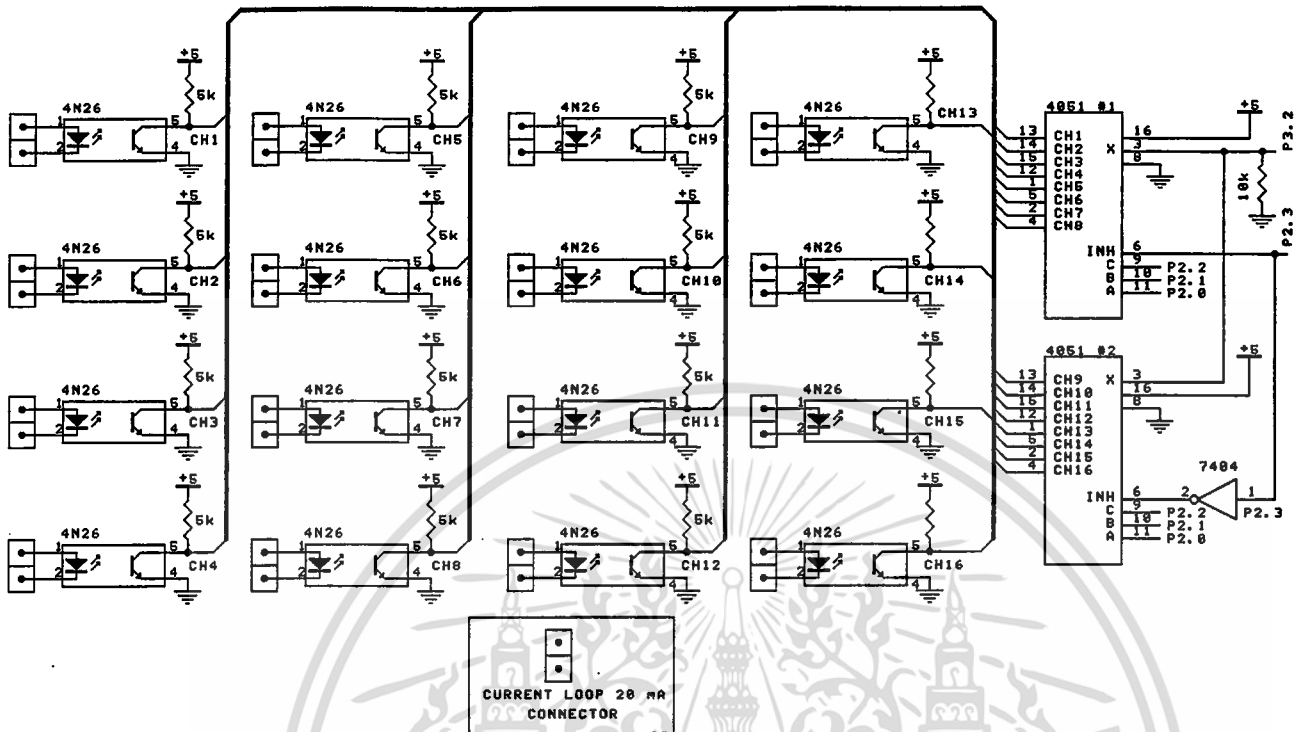
3.3.6 วงจรที่ใช้ในการตัดต่อขาสัญญาณ



รูปที่ 3.3.6 แสดงลักษณะของวงจรที่ใช้ในการตัดต่อขาสัญญาณ

สำหรับการตัดต่อขาสัญญาณ เราจะใช้คุณสมบัติของรีเลย์มาช่วยทำหน้าที่ในการตัดต่อ ซึ่งรีเลย์ที่เราเลือกใช้เป็นรีเลย์ที่ใช้กับไฟตรงขนาด 5 โวลต์ในการดึงหน้าสัมผัส การสวิทช์ของหน้าสัมผัสจะถูกควบคุมด้วยสถานะทางลอจิก ซึ่งมีผลในการนำกระแสของทรานซิสเตอร์ ทำให้ขดลวดของรีเลย์เกิดสนามแม่เหล็กเหนี่ยวนำแล้วไปดึงหน้าสัมผัสให้เชื่อมต่อกับวงจรที่ต้องการ โดยที่ขดลวดของรีเลย์จะมีไดโอดต่อไบอัสกลับอยู่เพื่อให้เกิดกระแสไหลได้ในกรณีที่มีการเปลี่ยนแปลงของกระแสผ่านขดลวดอย่างกะทันหันเพื่อป้องกันไม่ให้กระแสไปทำให้ทรานซิสเตอร์พังได้ วงจรดังกล่าวถูกนำไปใช้ในการทำหน้าที่เป็นสวิตช์ (Hook switch) เพื่อยกหูโทรศัพท์อัตโนมัติ , ตัดต่อขาสัญญาณทางเอาต์พุต SP+ และ SP- ของ ISD2590 เพื่อตัดปัญหาในเรื่องของเสียงที่ไม่ต้องการออกไป

3.3.7 วงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์



รูปที่ 3.3.7 แสดงลักษณะของวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์

ในการใช้สายสัญญาณร่วมกันที่คนละเวลา จำเป็นต้องใช้วงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์ในการเชื่อมต่อและสำหรับวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์ที่ใช้ เราเลือกไอซีเบอร์ 4051 Analog Multiplexer ซึ่งมีช่องสัญญาณทั้งหมด 8 ช่อง และในการเลือกช่องสัญญาณอาศัยการอ้างแอดเดรส (CBA) จากไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยต้องทำการอินาเบิล "LOW" ที่ขา 6 (INH) เพื่อให้สัญญาณทางด้านอินพุตผ่านออกมาทางขา 3 (Vx)

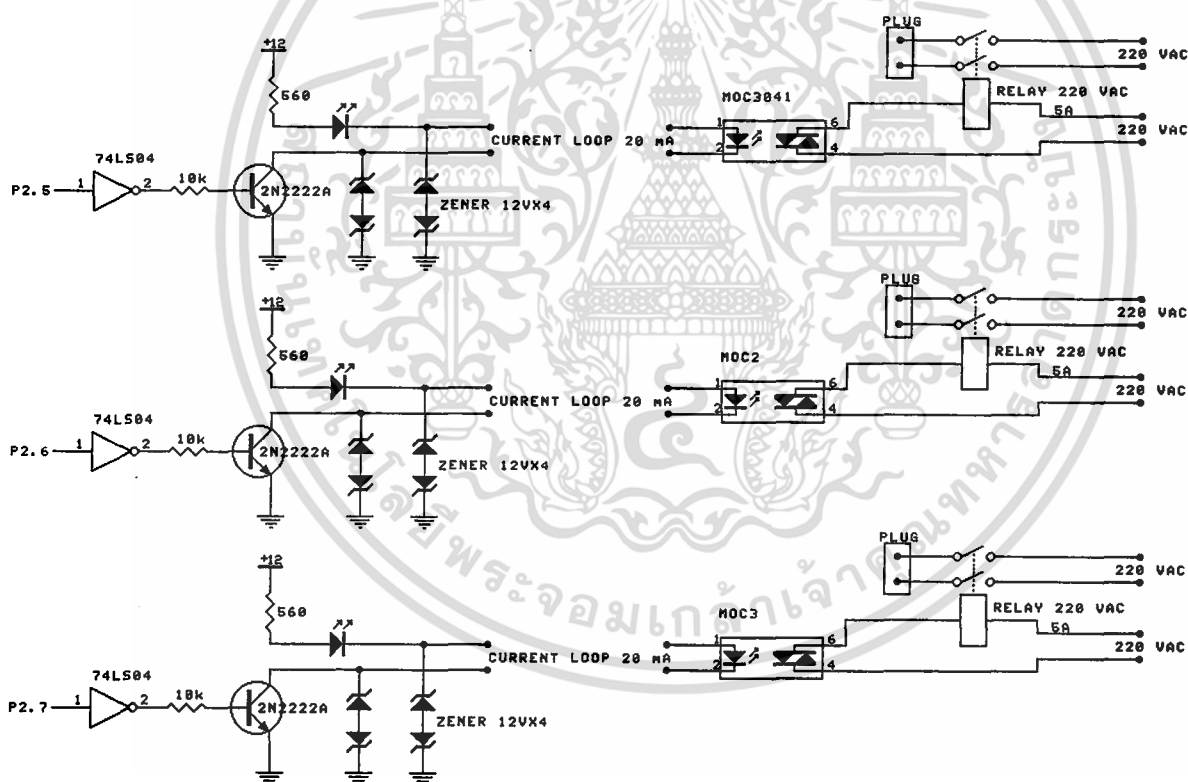
สำหรับสัญญาณทางด้านอินพุตจะเป็นสัญญาณที่ได้จากตัวตรวจจับ มีลักษณะของสัญญาณเป็นสถานะทางลอจิกคือ ศูนย์และหนึ่ง แต่ในการเชื่อมต่อกับตัวตรวจจับแต่ละตัวนั้น จะเป็นการเชื่อมต่อในระยะไกลจึงนิยมใช้เชื่อมต่อในโหมดของการส่งแบบกระแส (current mode) โดยเอาท์พุตของตัวตรวจจับจะต้องเป็นแบบ current loop 20 mA และทางด้านอินพุตของมัลติเพล็กซ์เซอร์จะใช้อปโตไอโซเลเตอร์เบอร์ 4N26 มาต่อเพื่อเปลี่ยนรูปของกระแสให้เป็นสถานะลอจิกและเนื่องจากไอซีเบอร์ 4N26 เป็นอปโตไอโซเลเตอร์ที่มีเอาท์พุตเป็น TTL จึงเหมาะสมอย่างยิ่งที่จะนำมาใช้เชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ ในสภาวะปกติคือ สภาวะที่ตัวตรวจจับยังไม่มีกระแสหรือยังไม่มีกระแส 20 มิลลิแอมป์ ไหลใน current loop เอาท์พุตของ 4N26 ซึ่งต่อเป็นอินพุตของ มัลติเพล็กซ์เซอร์ 4051 จะมีสถานะ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เป็น “HIGH” แต่เมื่อตัวตรวจจับได้รับสัญญาณ กล่าวคือมีกระแส 20 mA ไหลใน current loop กระแส 20 mA ดังกล่าวจะทำให้โฟโตไดโอดเปล่งแสงและโฟโตทรานซิสเตอร์เกิดการนำกระแสลงกราวด์ ทำให้สถานะทางค่านเอาท์พุทของ 4N26 ตกเป็น “LOW” ซึ่งในการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องทำการสแกนช่องสัญญาณทั้งหมดอยู่ตลอดเวลา ถ้าตรวจพบสถานะที่เป็น “LOW” จากช่องสัญญาณใดสัญญาณหนึ่งก็จะทำการหมุนหมายเลขโดยอัตโนมัติทันที

ในการออกแบบเราใช้มัลติเพล็กซ์เซอร์ 4051 2 ตัว จึงได้ช่องสัญญาณทั้งหมด 16 ช่อง ซึ่งในที่นี้ 8 ช่องแรกจะใช้กับตัวตรวจจับสัญญาณไฟไหม้ และอีก 8 ช่องที่เหลือใช้กับตัวตรวจจับสัญญาณจากผู้นุกรุกตามลำดับ

3.3.8 วงจรที่ใช้ในการเชื่อมต่อไมโครคอนโทรลเลอร์กับไฟสลับ 220 โวลต์



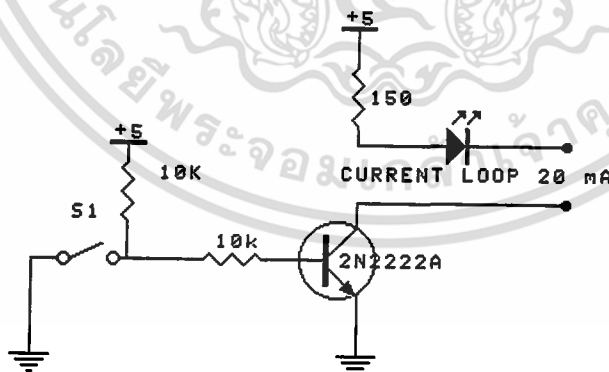
รูปที่ 3.3.8 แสดงลักษณะของวงจรที่ใช้ในการเชื่อมต่อ ไมโครคอนโทรลเลอร์ กับไฟสลับ 220 โวลต์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในการเชื่อมต่อระหว่างวงจรที่มีระดับแรงดันไฟฟ้าต่ำ ๆ (Digital Circuit) กับวงจรที่มีระดับแรงดันไฟฟ้าสูง ๆ (Power Circuit) นิยมที่จะใช้ไอซีประเภทออปโตไอโซเลเตอร์ที่มีเอาต์พุตเป็นแบบไตรแอคในการเชื่อมต่อเพื่อความปลอดภัย

ในการออกแบบเราเลือกใช้ไอซีออปโตไอโซเลเตอร์ MOC3041 Triac Driver Output ในการเชื่อมต่อ เหตุผลที่เราต้องใช้ในการเชื่อมต่อในลักษณะดังกล่าวก็เพื่อที่จะควบคุมการเปิดปิดอุปกรณ์ไฟฟ้าด้วยสถานะทางลอจิก ซึ่งจะเห็นว่าถ้าเราให้สถานะทางด้านอินพุตของอินเวอร์สเตอร์เป็นลอจิก 1 จะไม่มีกระแสที่ขาเบสของทรานซิสเตอร์ไหล (ในที่นี้เราใช้ทรานซิสเตอร์ NPN เบอร์ 2N2222A) ดังนั้นจึงไม่มีการดึงกระแสที่ขาคอลเลกเตอร์ ทำให้ไม่เกิดการเปล่งแสงของโฟโตไดโอดภายในออปโตไอโซเลเตอร์ เอาต์พุตไตรแอคจึงอยู่ในสถานะ OFF. แต่ถ้าให้สถานะทางอินพุตของอินเวอร์สเตอร์เป็นลอจิก 0 จะทำให้มีกระแสไหลที่ขาเบสของทรานซิสเตอร์ ดังนั้นจึงมีการดึงกระแสที่ขาคอลเลกเตอร์ ทำให้โฟโตไดโอดทำงานไปทริกให้อาต์พุตไตรแอคอยู่ในสถานะ ON ซึ่งจะทำให้รีเลย์ที่อาศัยไฟกระแสสลับ 220 โวลต์ เกิดการเหนี่ยวนำและดึงหน้าสัมผัสให้ต่อกับไฟกระแสสลับ 220 โวลต์ จึงทำให้อุปกรณ์ไฟฟ้าเปิด ซึ่งจากการทำงานจะเห็นว่าไตรแอคจะทำหน้าที่เป็นสวิทช์สำหรับไฟกระแสสลับ 220 โวลต์ (Bidirectional Switch) โดยสามารถควบคุมการปิด , เปิด ได้ด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์อีกทีหนึ่ง

3.3.9 วงจรของตัวตรวจจับ

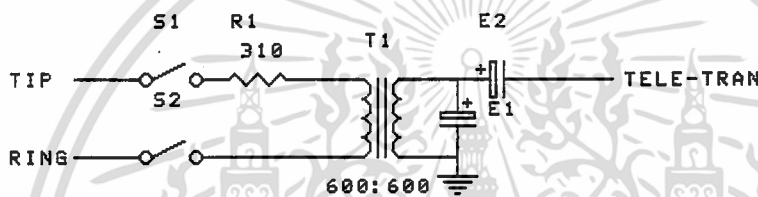


รูปที่ 3.3.9 แสดงลักษณะวงจรของตัวตรวจจับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เนื่องจากเราต้องการให้เอาท์พุทจากตัวตรวจจับมีลักษณะการส่งในโหมคของกระแสแบบ current loop 20 mA แต่เนื่องจากตัวตรวจจับที่มีขายในท้องตลาดมีราคาแพง จึงได้จำลองรูปแบบของการส่งสัญญาณดังกล่าวขึ้นแทนดังรูป จะเห็นว่าเราใช้ดิพสวิทช์ (dip switch) แทนตัวตรวจจับ ซึ่ง ในสภาวะปกติจะต่อลงกราวด์ ทำให้ไม่มีกระแส 20 mA ไหลใน current loop แต่ถ้าทำการสับสวิทช์ให้ open จึงจะเกิดกระแส 20 mA ไหลใน current loop แสดงว่าขณะนี้อยู่ในสภาวะที่ได้รับสัญญาณ และ current loop ดังกล่าว จะนำไปต่อเป็นอินพุทของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก ในส่วนของวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์อีกทีหนึ่ง

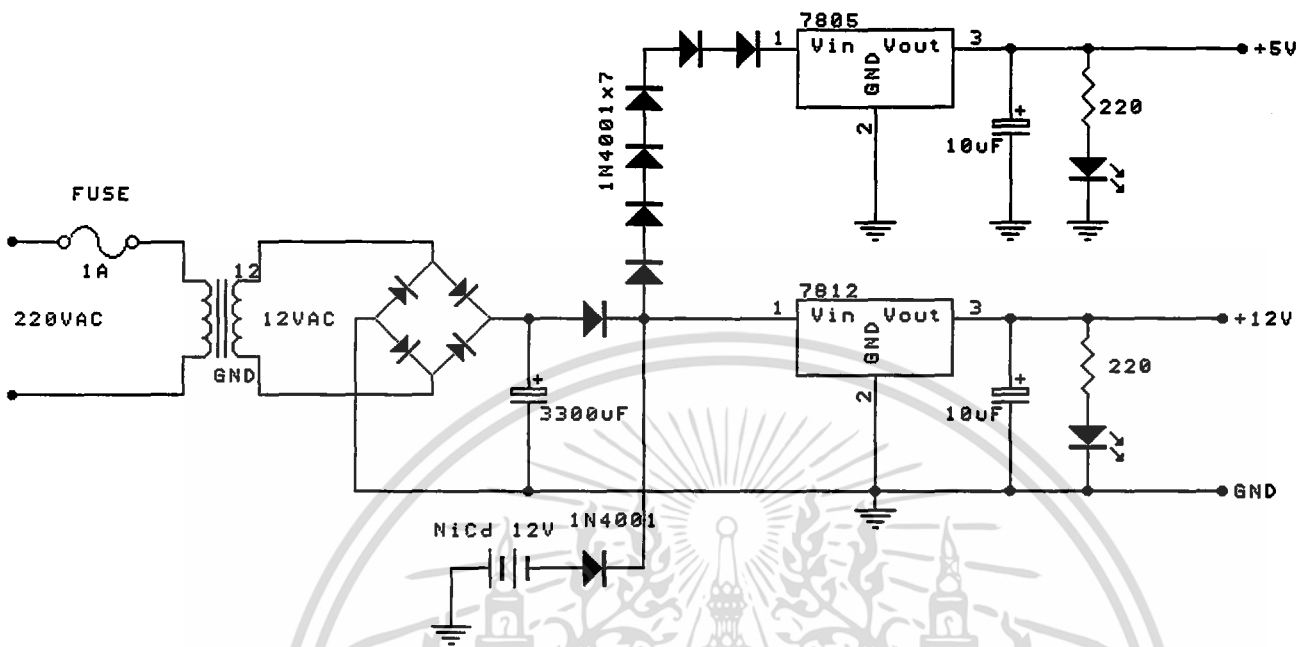
3.3.10 การคับปลิงกับคู่สายโทรศัพท์



รูปที่ 3.3.10 แสดงลักษณะการคับปลิงกับคู่สายโทรศัพท์

ในการคับปลิงกับคู่สายโทรศัพท์จะใช้หม้อแปลงโทรศัพท์ (tele-transformer) ซึ่งมีความต้านทานด้านขดลวดปฐมภูมิและทางด้านทุติยภูมิประมาณ 600 โอห์ม (ซึ่งเท่ากับค่าความต้านทานของโทรศัพท์ในขณะที่ยกหู) เมื่อทำการยกหูโทรศัพท์จะทำให้เกิดการครบวงจรขึ้น โดยมีความต้านทาน 310 โอห์มทำหน้าที่ในการจำกัดกระแส ทำให้ทางชุมสายรับรู้การยกหู และนอกจากนี้ยังทำหน้าที่ในการเชื่อมต่อวงจรต่าง ๆ ภายในเข้ากับคู่สายในเวลาเดียวกัน

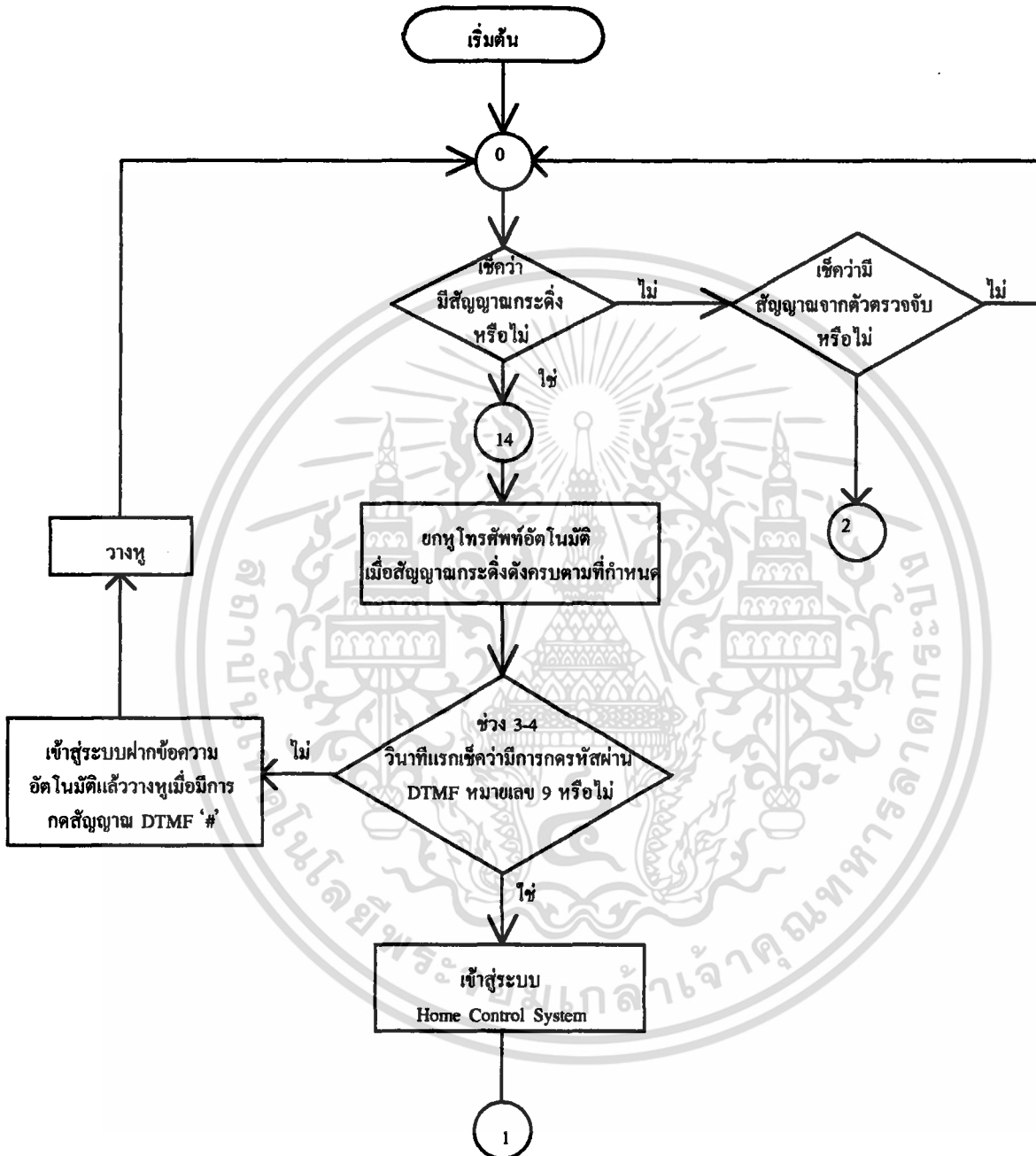
8.3.11 วงจรแหล่งจ่ายไฟ



รูปที่ 3.3.11 แสดงลักษณะของวงจรแหล่งจ่ายไฟตรง +5V , +12V และมีแบตเตอรี่สำรอง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.4 แผนผังแสดงลำดับขั้นตอนการทำงาน

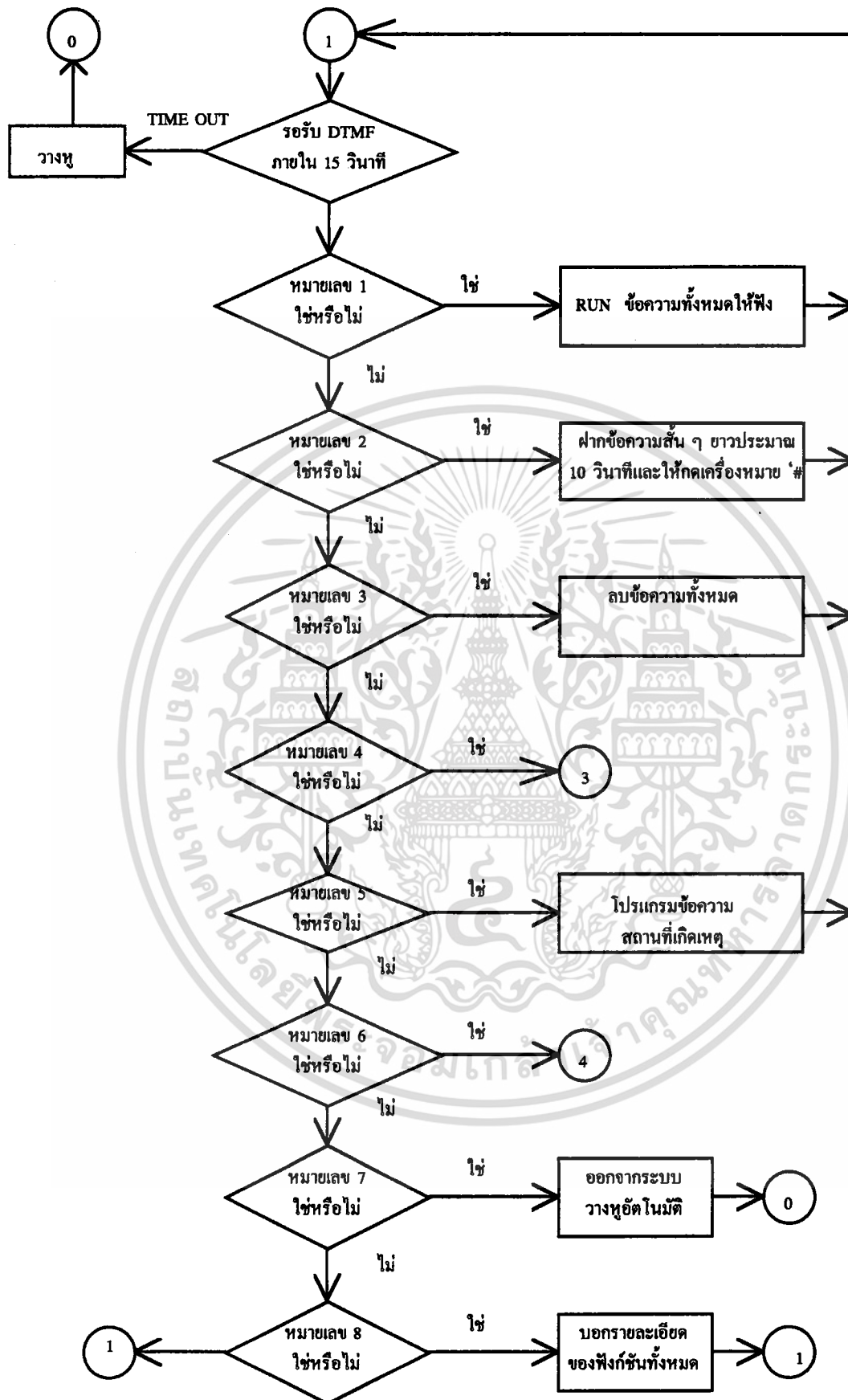


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในสภาวะปกติระบบจะทำการเช็คว่ามีสัญญาณกระดิ่งและสัญญาณจากตัวตรวจจับหรือไม่ ถ้าพบว่ามีสัญญาณกระดิ่ง ระบบจะทำการขกหูอัตโนมัติเมื่อสัญญาณกระดิ่งดังครบตามที่กำหนดและจะรอสัญญาณ DTMF หมายเลข 9 ซึ่งเป็นรหัสผ่านภายในช่วงเวลา 3-4 วินาที ถ้าไม่มีการกดรหัสผ่านจะเข้าสู่โหมดการตอบรับโทรศัพท์อัตโนมัติ โดยสามารถฝากข้อความหลาย ๆ ข้อความติดต่อกัน ความยาวรวมทั้งสิ้นไม่เกิน 90 วินาที และจะทำการวางหูอัตโนมัติถ้ามีการกดสัญญาณ DTMF เครื่องหมาย # แล้วกลับไปทำงานในสภาวะปกติตามเดิม แต่ถ้ามีการกดรหัสผ่านก็จะเข้าสู่ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก และถ้าพบว่ามีสัญญาณจากตัวตรวจจับ ก็จะทำงานในโหมดการเตือนภัยอัตโนมัติทันที



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อเข้าสู่ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก จะรอรับสัญญาณ DTMF หมายเลข 1-8 ซึ่งแทนฟังก์ชันการทำงานทั้งหมดภายในเวลา 15 วินาที ถ้าไม่พบสัญญาณ DTMF ดังกล่าวก็จะทำการวางหูอัตโนมัติแล้วเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 จะทำการแจ้งข้อความทั้งหมดที่ถูกฝากเอาไว้ให้ฟัง แล้วกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 2 จะสามารถฝากข้อความสั้น ๆ ประมาณ 10 วินาที แล้วกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 3 จะทำการลบข้อความทั้งหมด แล้วกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

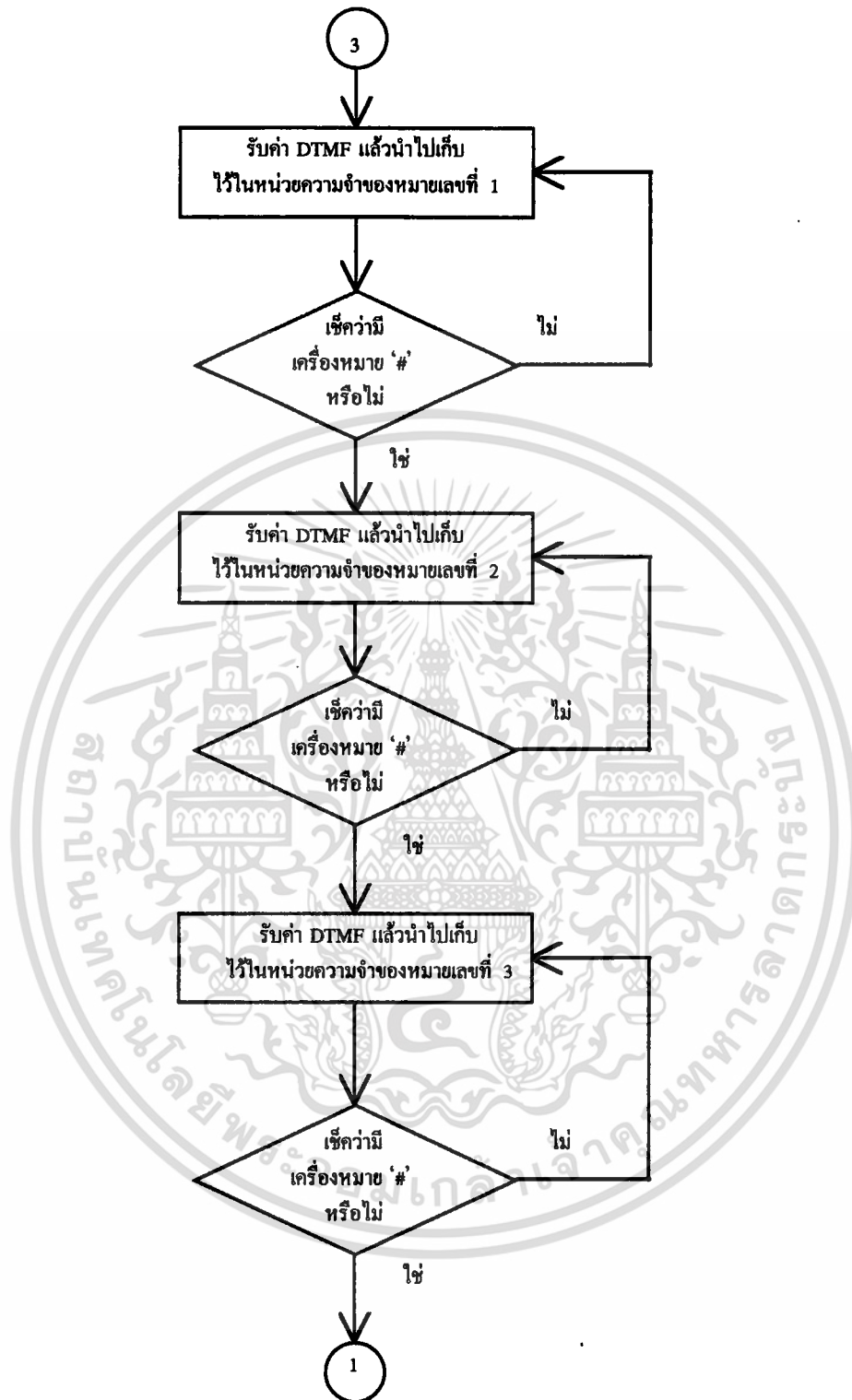
ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 4 จะเข้าสู่การโปรแกรมหมายเลขโทรศัพท์ทั้งหมด 3 หมายเลข

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 5 จะทำการโปรแกรมข้อความสถานที่เกิดเหตุ แล้วจะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป เมื่อมีการกดเครื่องหมาย #

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 6 จะเข้าสู่ฟังก์ชันย่อย

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 7 จะทำการวางหูอัตโนมัติ แล้วกลับไปทำงานในสภาวะปกติ

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 8 จะรายงานฟังก์ชันการทำงานทั้งหมดให้กับคู่สายได้ทราบ หลังจากนั้นจะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

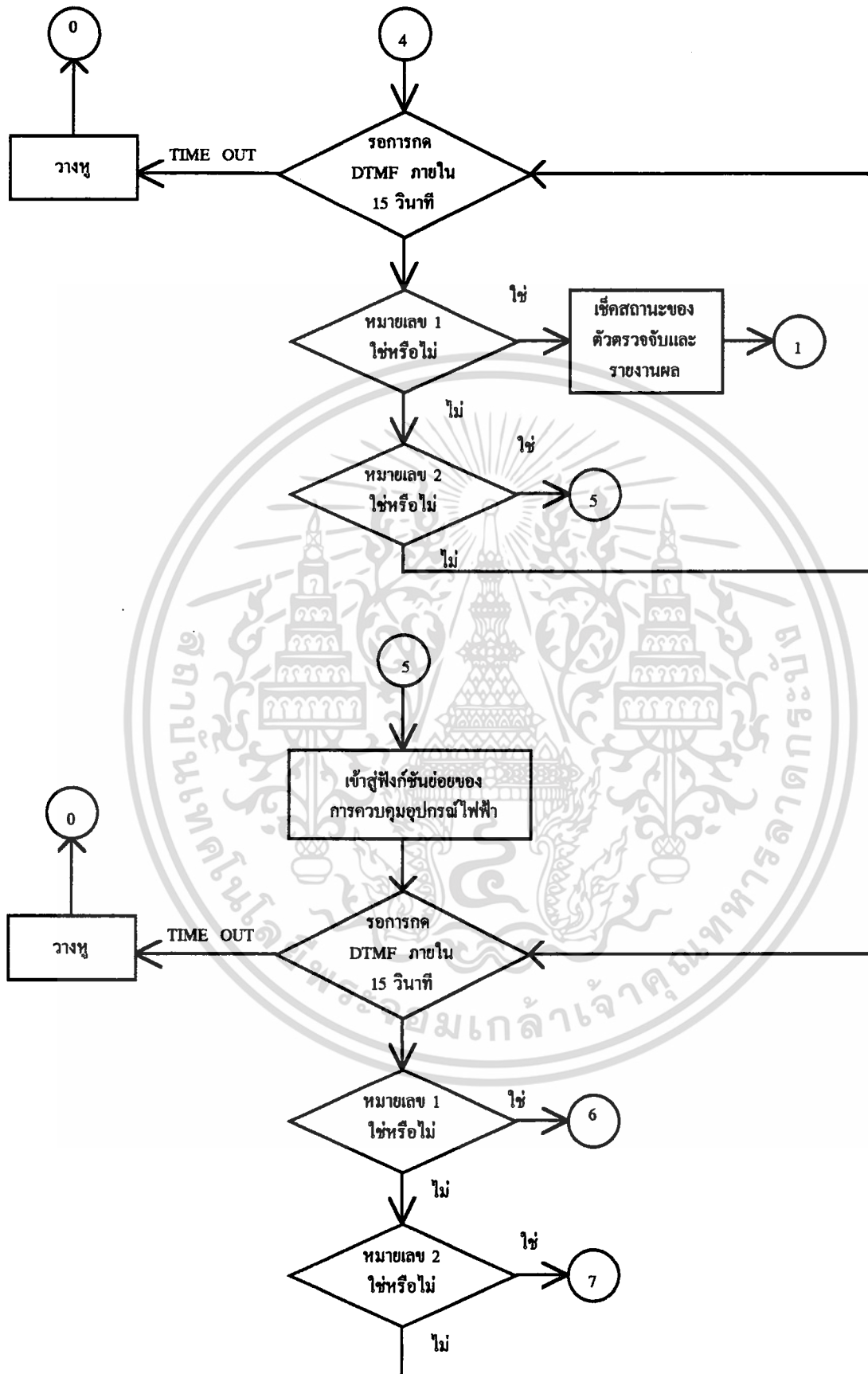


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อเข้าสู่การ โปรแกรมหมายเลขโทรศัพท์ระบบจะรอรับค่า DTMF แล้วนำไปเก็บในหน่วยความจำของหมายเลขที่ 1 จนกว่าจะมีการกดเครื่องหมาย # ซึ่งหมายถึงเสร็จสิ้นการโปรแกรมหมายเลขที่ 1 ก็จะไปรอรับค่า DTMF ของหมายเลขที่ 2 และ 3 ต่อไปในลักษณะเดียวกัน หลังจากการเสร็จสิ้นการโปรแกรมหมายเลขที่ 3 เรียบร้อยแล้ว จะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อเข้าสู่ฟังก์ชันย่อย ระบบจะรอการกดสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 และ 2 ภายในเวลา 15 วินาทีเช่นกัน ถ้าไม่พบสัญญาณ DTMF ดังกล่าว ระบบจะทำการวางหูอัตโนมัติ และเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 ระบบจะทำการเช็คสถานะตัวตรวจจับทั้งหมดและรายงานผล ก่อนที่จะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

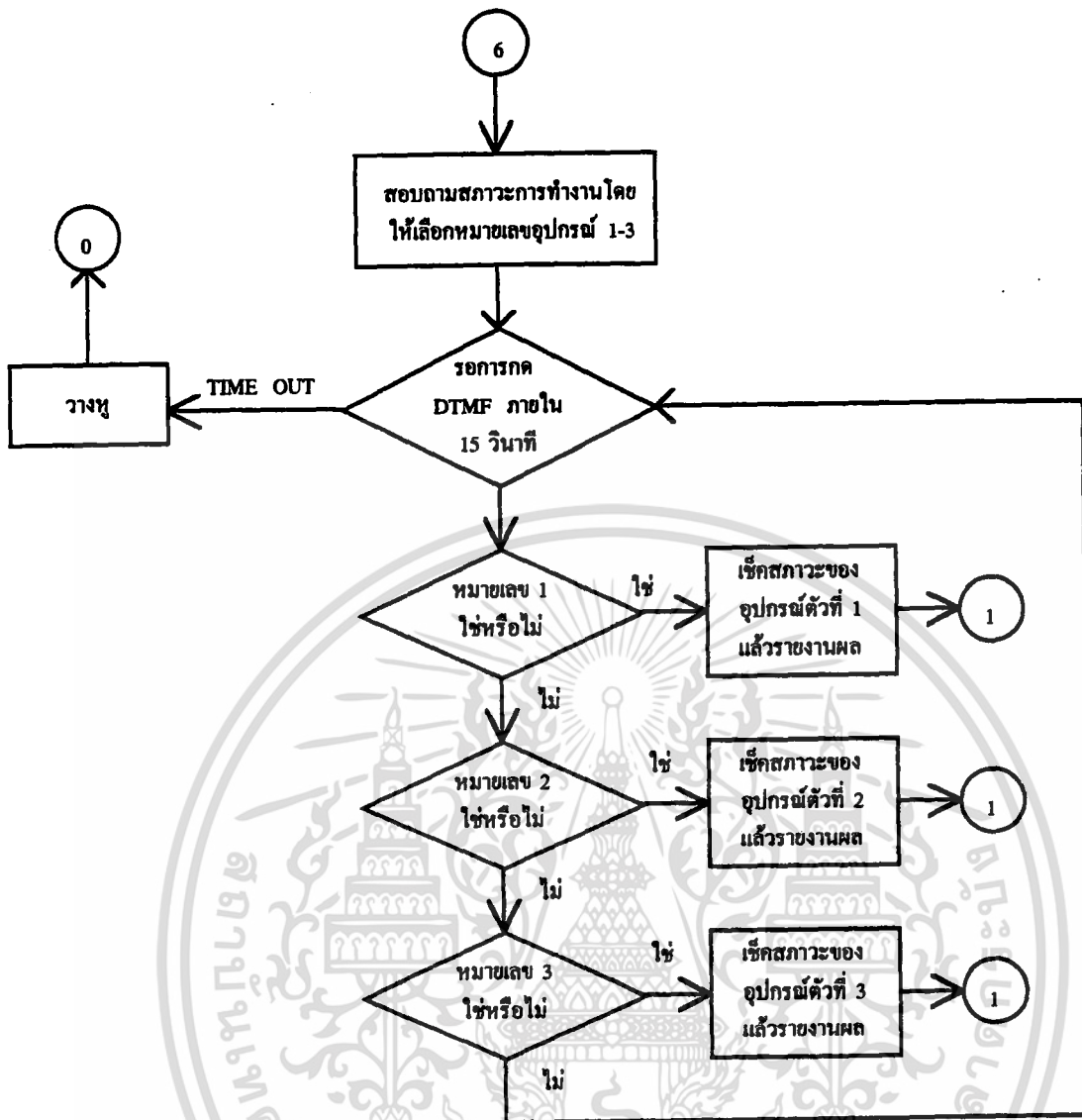
ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 2 ก็จะเข้าสู่ฟังก์ชันย่อยของการควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้า

เมื่อเข้าสู่ฟังก์ชันย่อยของการควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้า ระบบจะรอการกดสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 และ 2 ภายในเวลา 15 วินาทีเช่นกัน ถ้าไม่พบสัญญาณ DTMF ดังกล่าว ระบบจะทำการวางหูอัตโนมัติ และเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 จะเป็นการสอบถามสภาวะการทำงานของอุปกรณ์ไฟฟ้า

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 2 จะเป็นการเปิดปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า

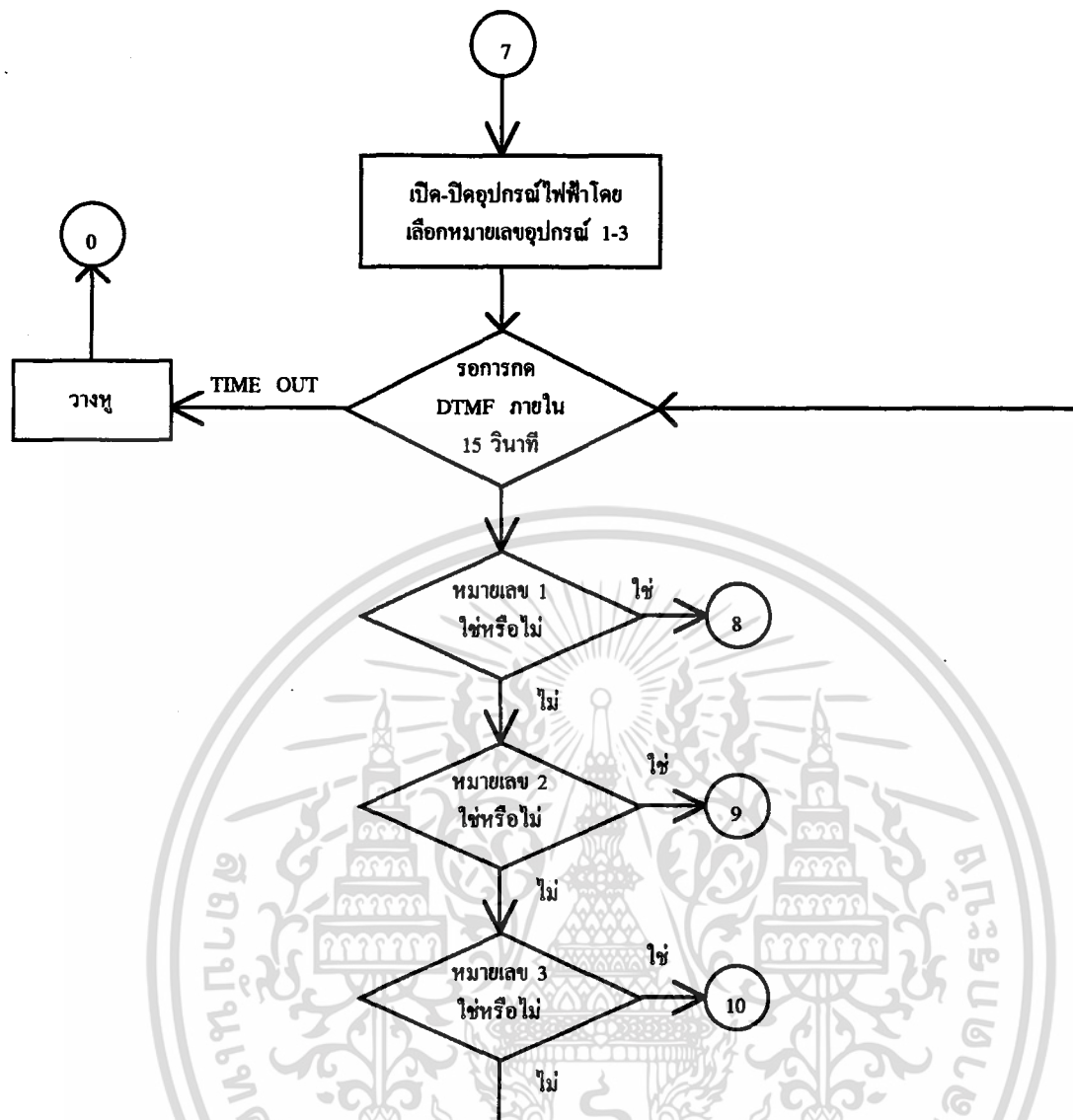




ในการสอบตามสภาวะการทำงานของอุปกรณ์ไฟฟ้า ระบบจะทำการรอกการกดสัญญาณ DTMF หมายเลข 1-3 ซึ่งแทนหมายเลขอุปกรณ์ 3 ตัวภายในเวลา 15 วินาที ถ้าไม่มีการกดระบบ จะทำการวางหูอัตโนมัติและกลับเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

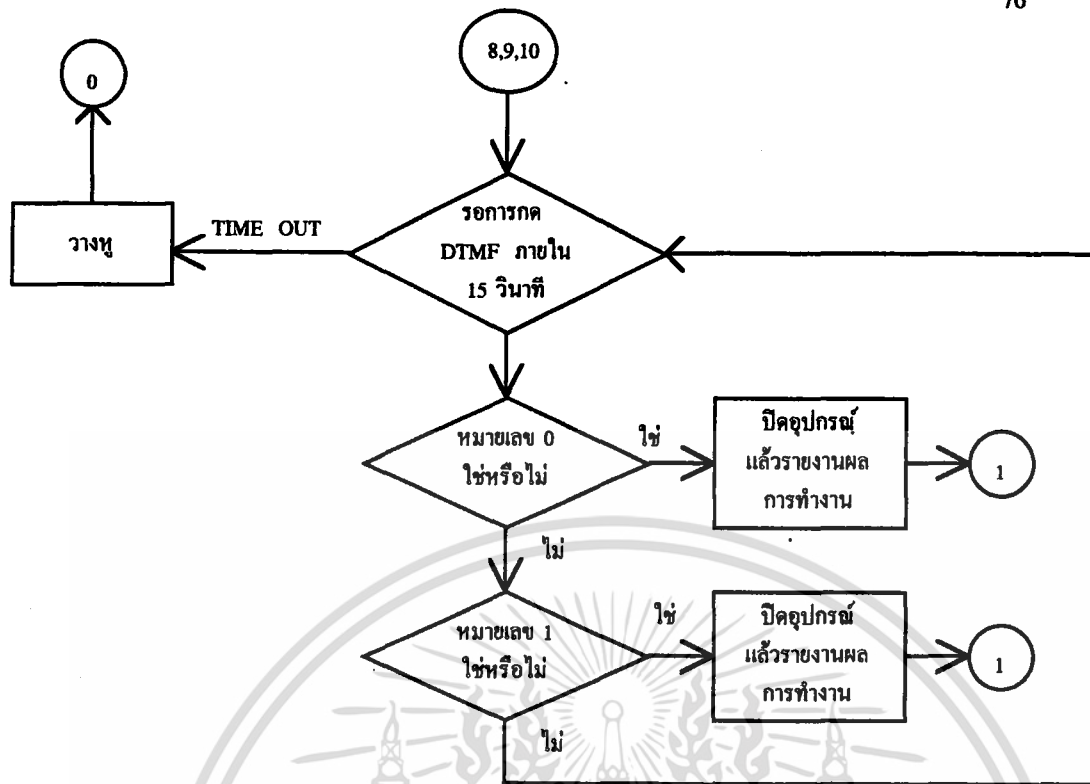
ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 ระบบจะทำการเช็คสภาวะของอุปกรณ์ไฟฟ้าตัวที่ 1 ว่าเปิดหรือปิด แล้วรายงานผลให้ทราบหลังจากนั้นจึงกลับไปรอกการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 2 หรือ 3 ก็จะทำงานในลักษณะเดียวกัน



ในการเปิดปิดอุปกรณ์ไฟฟ้า ระบบจะทำการรอการกดสัญญาณ DTMF หมายเลข 1-3 ซึ่งแทนหมายเลขอุปกรณ์ไฟฟ้า ภายในช่วงเวลา 15 วินาที ถ้าไม่มีการกดระบบจะทำการวางหูอัตโนมัติและกลับเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

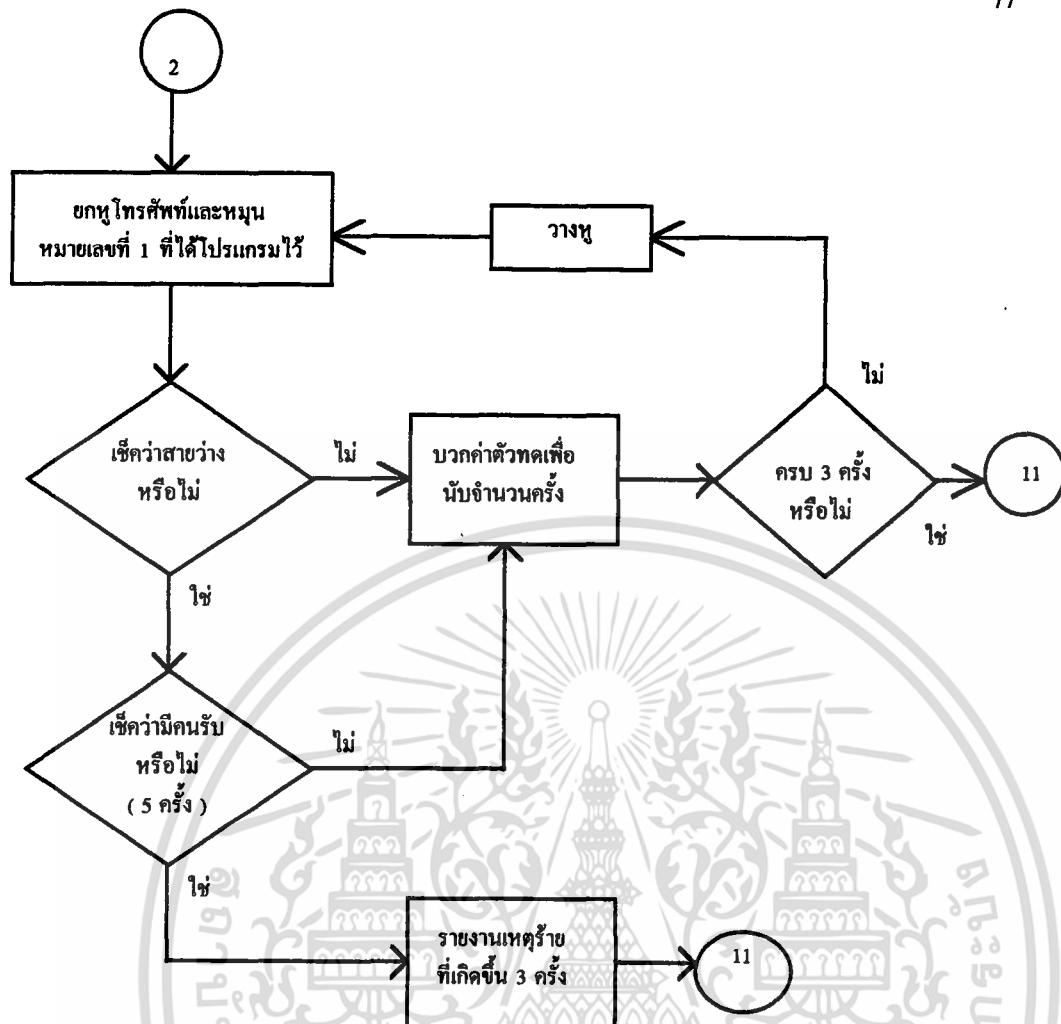
ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1,2 หรือ 3 ก็ตาม ระบบจะเข้าสู่ส่วนของการควบคุมต่อไป



ในส่วนของการควบคุมนี้ระบบจะรอการกดสัญญาณ DTMF หมายเลข 0 และ 1 ซึ่ง แทนการปิดและเปิดตามลำดับภายในเวลา 15 วินาที ถ้าไม่มีการกดระบบจะทำการวางหูอัตโนมัติ และกลับเข้าสู่การทำงานในสภาวะปกติ

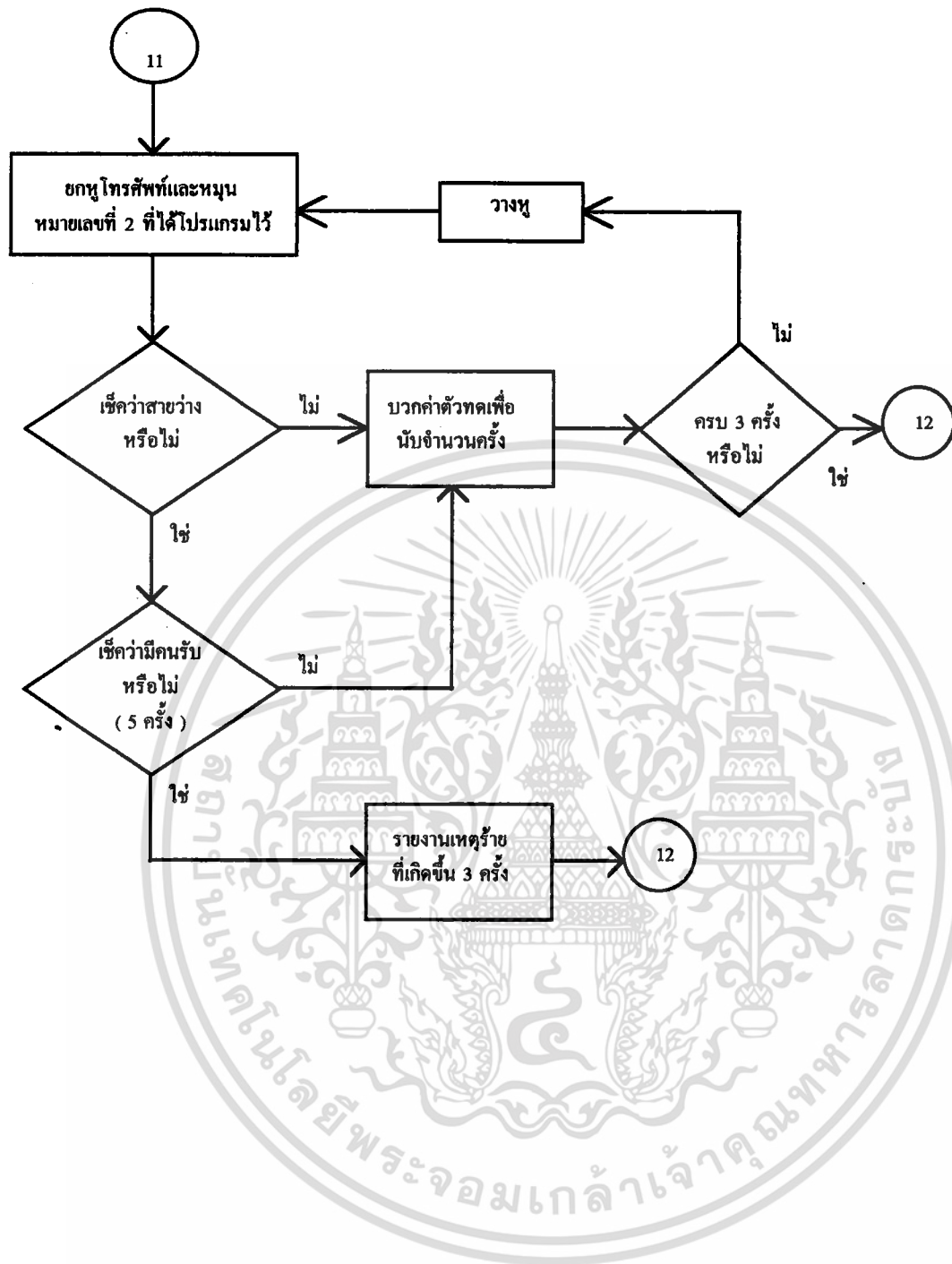
ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 0 จะทำการเปิดอุปกรณ์แล้วรายงานผลการทำงานตาม หมายเลขอุปกรณ์ที่ถูกเลือกก่อนหน้านี้ หลังจากนั้นจะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

ถ้าพบสัญญาณ DTMF หมายเลข 1 จะทำการเปิดอุปกรณ์แล้วรายงานผลการทำงานตาม หมายเลขอุปกรณ์ที่ถูกเลือกก่อนหน้านี้ หลังจากนั้นจะกลับไปรอการเลือกฟังก์ชันครั้งต่อไป

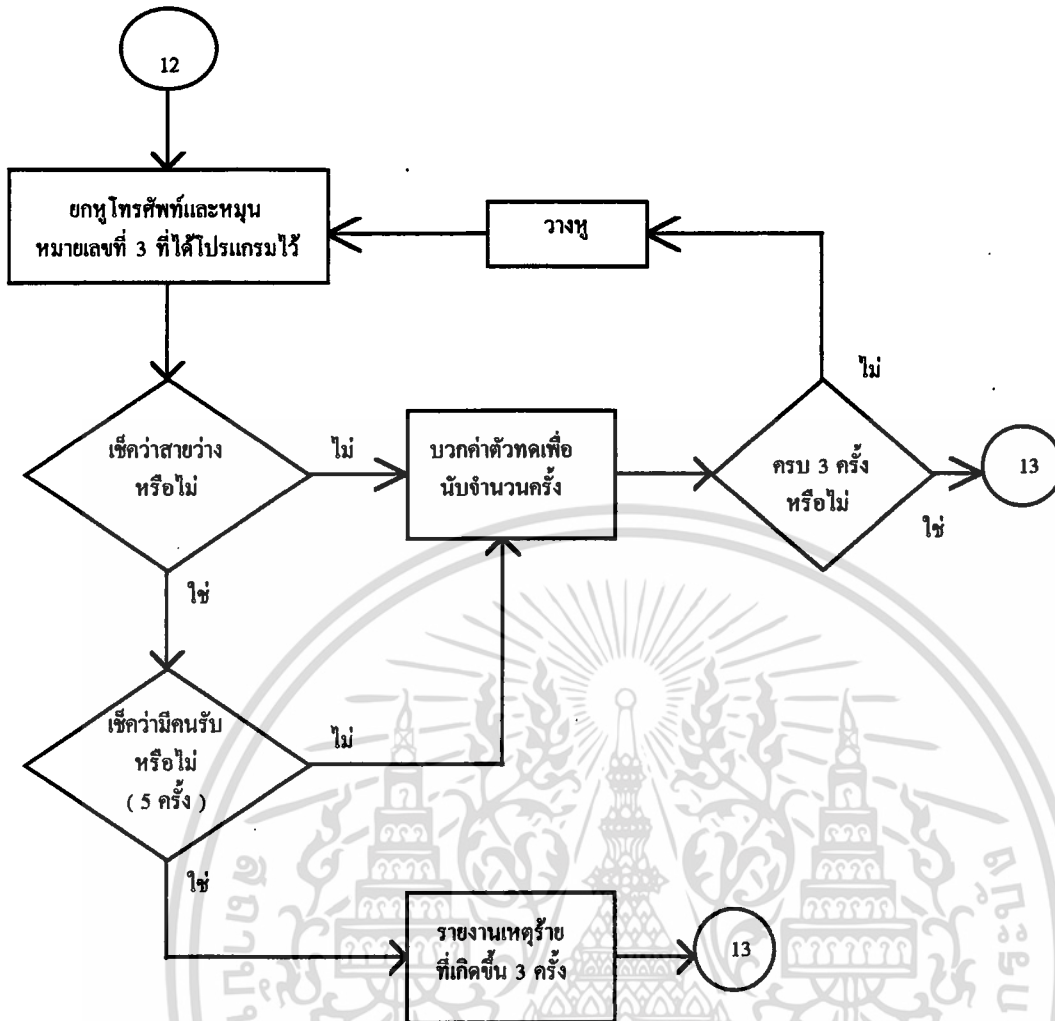


ในโหมดการเตือนภัยอัตโนมัติระบบจะทำการยกหูโทรศัพท์อัตโนมัติและหมุนหมายเลขที่ 1 ที่ได้ทำการโปรแกรมไว้แล้วรอเช็คสัญญาณว่าเป็นสัญญาณสายว่างหรือไม่ ถ้าไม่ใช่จะบอกค่าตัวทศเพื่อนับจำนวนครั้ง ถ้ายังไม่ครบ 3 ครั้งจะวางหูและโทรหมายเลขเดิมใหม่ หากพบว่าสายว่างแต่ไม่มีคนรับ 5 ครั้งก็จะทำการบอกค่าตัวทศและนับจำนวนครั้งร่วมกับกรณีแรก ถ้ายังไม่ครบ 3 ครั้ง ก็จะทำการวางหูและโทรหมายเลขเดิมใหม่อีกเช่นกัน และเมื่อเกิดกรณีดังกล่าวครบ 3 ครั้งแล้ว ระบบก็จะไปทำการหมุนหมายเลขที่ 2 และ 3 ต่อไป

แต่ถ้าพบกรณีสายว่างและมีคนรับจะรายงานเหตุร้ายที่เกิดขึ้นและสถานที่เกิดเหตุ 3 ครั้งแล้วระบบก็จะทำการหมุนหมายเลขที่ 2 และ 3 ต่อไป

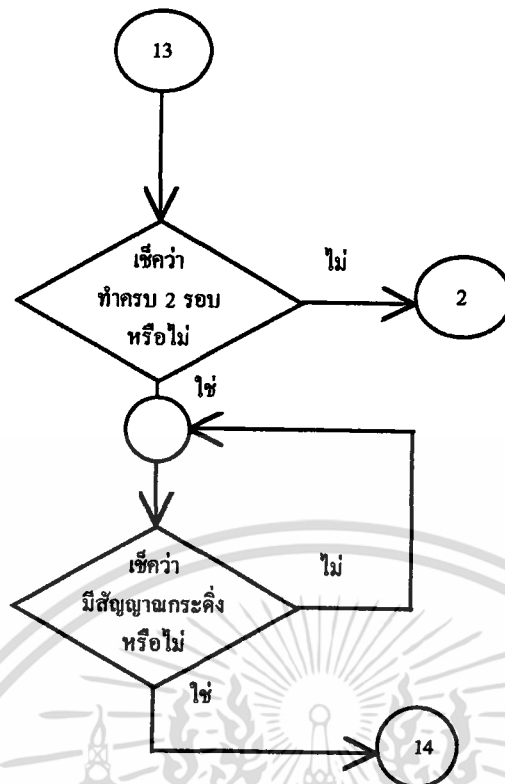


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ในการหนนหมายเลขที่ 2 และ 3 จะมีขั้นตอนการทำงานเช่นเดียวกับที่กล่าวมาข้างต้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



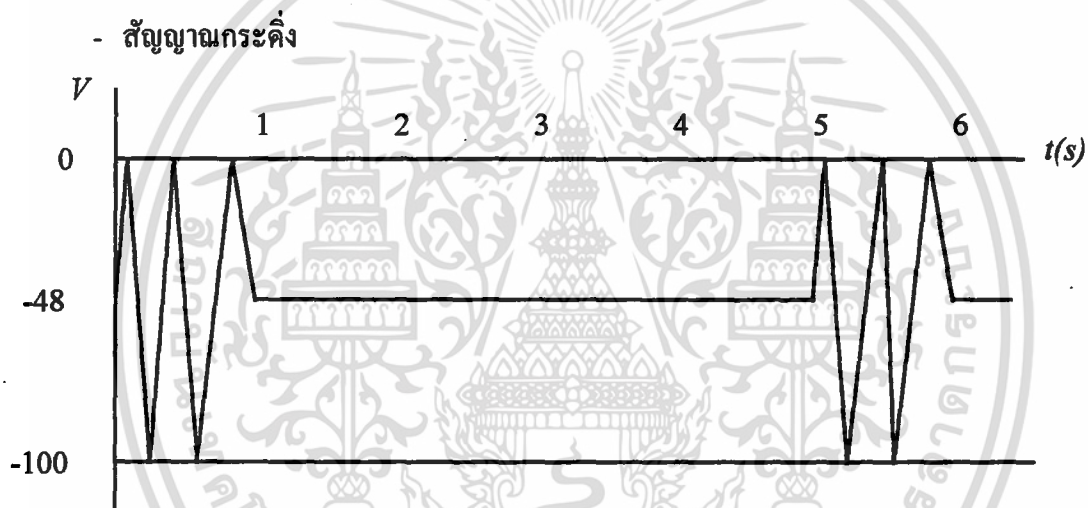
หลังจากที่ทำการ โทรจนครบทั้ง 3 หมายเลขแล้วระบบจะเช็คว่าทำครบ 2 รอบหรือยัง ถ้ายังไม่ครบก็จะกลับไปทำการ โทรหมายเลขที่ 1,2 และ 3 อีกหนึ่งรอบ ถ้าครบ 2 รอบแล้วระบบ จะทำการเช็คสัญญาณกระดิ่งเพียงอย่างเดียวเท่านั้น ถ้ามีสัญญาณกระดิ่งเข้ามาในช่วงนี้ก็จะเข้าสู่ระบบควบคุมทาง โทรศัพท์ขนาดเล็ก ในลักษณะเช่นเดิม

บทที่ 4

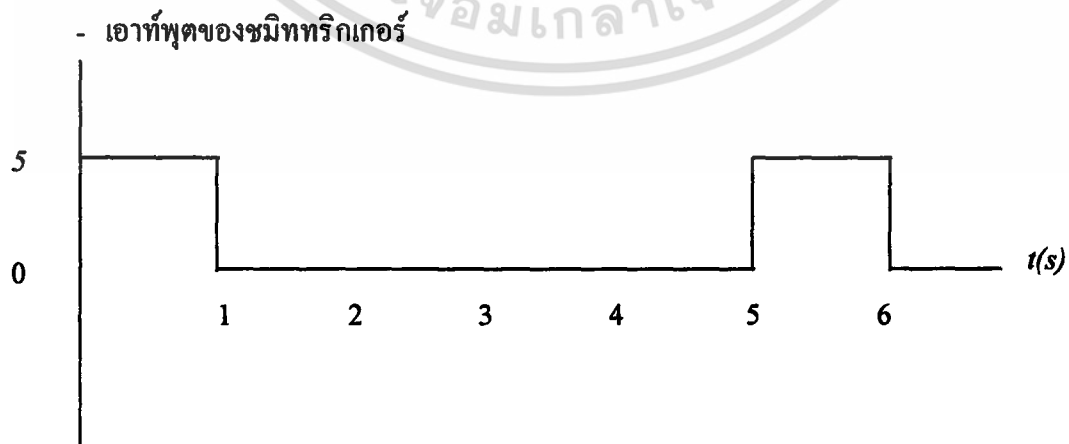
ผลการทดลอง

4.1 ผลการทดลองในส่วนของวงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง

ในการทดสอบวงจรตรวจจับสัญญาณกระดิ่ง เราวิเคราะห์การทำงานจากสัญญาณทางด้านเอาต์พุตของซิมิทริกเกอร์ซึ่งสัมพันธ์กับสัญญาณกระดิ่งทางด้านอินพุต ดังรูปที่ 4.1.1 และรูปที่ 4.1.2



รูปที่ 4.1.1 แสดงรูปสัญญาณของสัญญาณกระดิ่ง



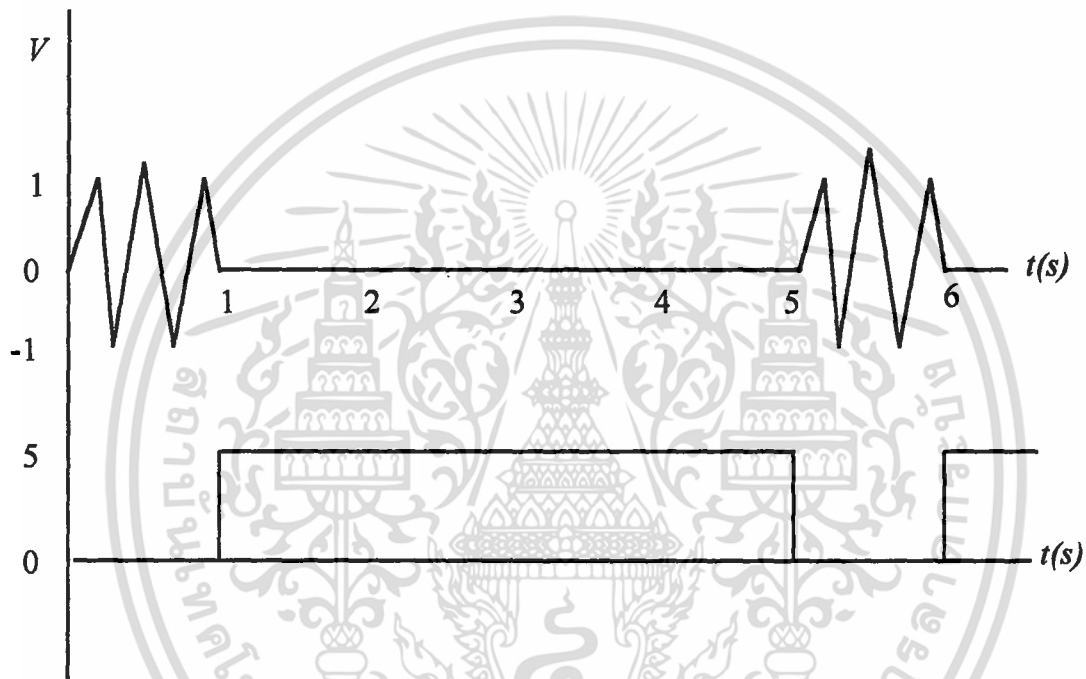
รูปที่ 4.1.2 แสดงรูปสัญญาณเอาต์พุตที่ได้ในขณะที่มีสัญญาณกระดิ่ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2 ผลการทดลองของวงจรตรวจจับสัญญาณสายว่างและสายไม่ว่าง

ในการทดสอบวงจรตรวจจับสัญญาณและสายไม่ว่าง เราจะทำการป้อนสัญญาณจำลองจากฟังก์ชันเจนเนอเรเตอร์ ให้กับวงจรตรวจจับสัญญาณและสายไม่ว่างก่อน เพื่อปรับค่าความต้านทานให้มีความถี่ที่ศูนย์กลางประมาณ 400 เฮิรตซ์ หลังจากนั้นจึงป้อนสัญญาณจริง เพื่อทดสอบการทำงานอีกทีหนึ่ง ซึ่งในการทดสอบการทำงาน เราแบ่งออกเป็น 2 กรณี คือ

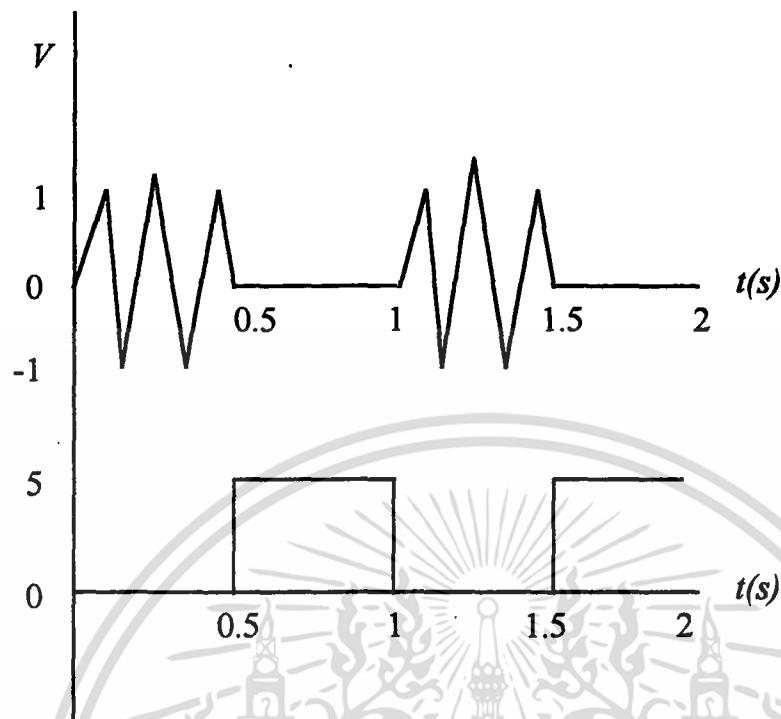
ก) กรณีของสัญญาณสายไม่ว่าง



รูปที่ 4.2.1 แสดงความสัมพันธ์ของสัญญาณสายว่างทางค่านินพุตและเอาต์พุตของวงจร

จากรูปที่ 4.2.1 จะเห็นว่า เมื่อสัญญาณสายว่างซึ่งเป็นอินพุตของวงจรและมีความถี่ตรงกับช่วงแบนด์วิดธ์ของความถี่ที่ศูนย์กลางที่ตั้งไว้ เอาต์พุตที่ได้จะเป็นลอจิกศูนย์ ส่วนในขณะที่ไม่อินพุต เอาต์พุตก็จะเป็นลอจิกหนึ่ง ดังนั้นสำหรับกรณีนี้จะได้ลอจิกศูนย์ 1 วินาที และลอจิกหนึ่ง 4 วินาที สลับกันไปจนกว่าจะมีการรับสายสัญญาณ

ข) กรณีของสัญญาณสายไม่ว่าง



รูปที่ 4.2.2 แสดงความสัมพันธ์ของสัญญาณสายไม่ว่างทางด้านอินพุตและเอาต์พุตของวงจร

สำหรับกรณีสายไม่ว่างก็จะมีลักษณะของสัญญาณเช่นเดียวกับกรณีสายว่าง แต่ช่วงจังหวะของสัญญาณจะต่างกัน คือ จะเป็นลอจิกศูนย์และหนึ่งสลับกันทุก ๆ 0.5 วินาที

4.3 ผลการทดลองของวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD

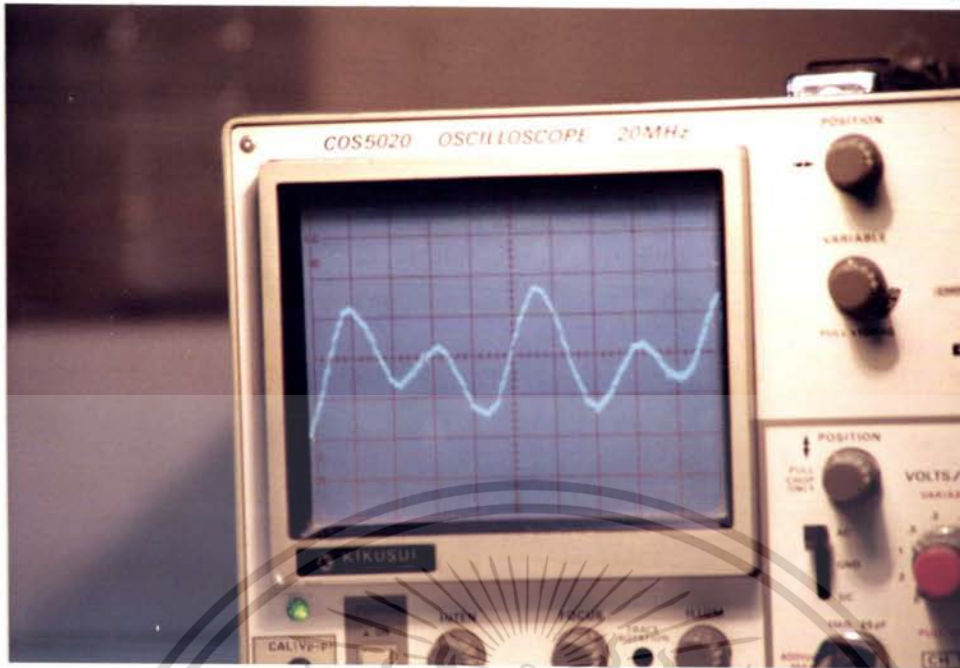
สำหรับการทดสอบวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD นี้ เราจะทำการต่อวงจรดังกล่าวเข้ากับคู่สายโทรศัพท์โดยผ่านโหลดซึ่งก็คือ หม้อแปลงโทรศัพท์ 600 โอห์ม แล้วทำการป้อนสัญญาณ DTMF ซึ่งได้จากการกดจากแป้นโทรศัพท์ที่ทำการเรียกเข้า แล้วใช้ลอจิกโปรบวัดลอจิกดูได้ความสัมพันธ์ดังตารางที่ 4.3.1

ตารางที่ 4.3.1 แสดงค่าข้อมูลที่ได้จากวงจรถอดรหัสสัญญาณ DTMF เป็น BCD

หมายเลข	Q ₄	Q ₃	Q ₂	Q ₁
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
0	1	0	1	0
#	1	0	1	1
*	1	1	0	0

4.4 ผลการทดลองของวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF

สำหรับการทดสอบวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF นั้นเราได้ทำการต่อวงจรเข้ารหัสสัญญาณ DTMF แล้วเขียนซอฟต์แวร์เพื่อทำการกดคีย์อินพุตโดยผ่านไอซีเบอร์ 74HC139 แล้วลงใช้ฮอสซิลโลสโคปจับสัญญาณที่ขา 18 (DTMF OUT) ปรากฏว่าได้สัญญาณตัวอย่างที่มีลักษณะดังรูปที่ 4.4.1



รูปที่ 4.4.1 แสดงตัวอย่างของสัญญาณ DTMF หมายเลข 9

ซึ่งในการควบคุมการกดคีย์นั้น เราใช้การเขียนซอฟต์แวร์จากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่าน 74HC139 ซึ่งจะได้ความสัมพันธ์ของหมายเลขที่ต้องการกับค่าที่ใช้ในการส่ง ดังตารางที่ 4.4.1

ตารางที่ 4.4.1 แสดงค่าข้อมูลในการกดคีย์

หมายเลข	P1.3	P1.2	P1.1	P1.0
1	0	0	0	0
2	0	0	0	1
3	0	0	1	0
4	0	1	0	0
5	0	1	0	1
6	0	1	1	0
7	1	0	0	0
8	1	0	0	1
9	1	0	1	0
0	1	1	0	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.5 ผลการทดสอบของวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์

สำหรับวงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์ที่ได้ออกแบบไว้ เราจะต้องทำการอ้างแอดเดรสโดยอาศัยการเขียนซอฟต์แวร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ให้ทำหน้าที่ในการสแกนค่าจากอินพุตทั้งหมด 16 ช่องว่ามีสถานะเป็นอย่างไร ซึ่งค่าแอดเดรสที่ทำการอ้างสัมพันธ์กับช่องของอินพุตดังตาราง 4.5.1

ตารางที่ 4.5.1 แสดงค่าของข้อมูลในการอ้างแอดเดรสทั้ง 16 ช่อง

ช่อง	P2.3	P2.2	P2.1	P2.0
1	0	0	0	0
2	0	0	0	1
3	0	0	1	0
4	0	0	1	1
5	0	1	0	0
6	0	1	0	1
7	0	1	1	0
8	0	1	1	1
9	1	0	0	0
10	1	0	0	1
11	1	0	1	0
12	1	0	1	1
13	1	1	0	0
14	1	1	0	1
15	1	1	1	0
16	1	1	1	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5

สรุปผลและแนวทางในการพัฒนา

ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก ที่ทำเสร็จสมบูรณ์แล้วนั้นสามารถทำงานเป็นระบบตอบรับโทรศัพท์อัตโนมัติ , ระบบควบคุมอุปกรณ์ไฟฟ้าทางโทรศัพท์และระบบเตือนภัยอัตโนมัติทางโทรศัพท์ได้ในตัวเดียวกัน โดยมีเสียงพูดตอบรับกับคู่สายปลายทางในทุกขั้นตอนของการทำงาน และอาศัยสัญญาณ DTMF จากคู่สายปลายทางในการเลือกฟังก์ชันเพื่อควบคุมการทำงานต่าง ๆ และนอกจากนี้ยังสามารถทำการส่งสัญญาณ DTMF เพื่อเรียกเลขหมายที่ต้องการติดต่อได้ ซึ่งการทำงานของระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็กนี้อยู่ในระดับที่น่าพอใจ

สำหรับแนวทางในการพัฒนานั้นสามารถทำได้โดย

1. ขยายพอร์ตสำหรับงานออกไป เพื่อเพิ่มส่วนประกอบต่าง ๆ ที่จำเป็น เช่น วงจรขับสัญญาณไซเรน , ลำโพง , และการติดต่อกับคีย์บอร์ดเพื่อใช้ในการโปรแกรมหมายเลขโทรศัพท์ เป็นต้น
2. พัฒนารูปแบบของวงจรให้มีความกะทัดรัดมากกว่านี้เพื่อประสิทธิภาพการทำงานที่ดีขึ้น
3. พัฒนารูปแบบของการติดต่อผ่านทาง Single-Chip Modem เพิ่มเข้าไปเพื่อขยายงานที่กว้างขึ้น



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;/HOME CONTROL SYSTEM
;/PROGRAM FOR TESTING SYSTEM
;/INPUT 16 CHANNELS
;/HARDWARE      DS5000,89C51

```

```
ORG 0000H
```

```
LJMP MAIN
```

```
ORG 0100H
```

```

MAIN:  LCALL INIT_ISD
        MOV P2,#0FFH      ;set status for run channel
        SETB P3.2         ;input Vx from multiplexer
        SETB P3.5
        MOV 52H,#00H      ;buffer for message number
        MOV R4,#00H       ;counter for message
                           ;that's recorded
        MOV 58H,#0FFH     ;byte for alarmed status
        MOV 59H,#2        ;counter for phone's time

RUN:    MOV A,58H
        CJNE A,#00H,PAS
        LJMP CONTROL

PAS:    MOV R0,#00H        ;counter for ring signal

RUN1:   MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000000B
        MOV P2,A          ;choose channel 1
        JB P3.2,RUN2
        MOV 5AH,#00H      ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN2:   MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000001B
        MOV P2,A          ;choose channel 2
        JB P3.2,RUN3
        MOV 5AH,#00H      ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN3:   MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000010B
        MOV P2,A          ;choose channel 3
        JB P3.2,RUN4
        MOV 5AH,#00H      ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN4:   MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000011B
        MOV P2,A          ;choose channel 4
        JB P3.2,RUN5
        MOV 5AH,#00H      ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN5:   MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000100B
        MOV P2,A          ;choose channel 5
        JB P3.2,RUN6
        MOV 5AH,#00H      ;byte status for fire alarm

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LJMP ALARM1

RUN6:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000101B
        MOV P2,A                ;choose channel 6
        JB P3.2,RUN7
        MOV 5AH,#00H           ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN7:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000110B
        MOV P2,A                ;choose channel 7
        JB P3.2,RUN8
        MOV 5AH,#00H           ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN8:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00000111B
        MOV P2,A                ;choose channel 8
        JB P3.2,RUN9
        MOV 5AH,#00H           ;byte status for fire alarm
        LJMP ALARM1

RUN9:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001000B
        MOV P2,A                ;choose channel 9
        JB P3.2,RUN10
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN10: MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001001B
        MOV P2,A                ;choose channel 10
        JB P3.2,RUN11
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN11: MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001010B
        MOV P2,A                ;choose channel 11
        JB P3.2,RUN12
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN12: MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001011B
        MOV P2,A                ;choose channel 12
        JB P3.2,RUN13
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN13: MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001100B
        MOV P2,A                ;choose channel 13
        JB P3.2,RUN14
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN14: MOV A,P2

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001101B
        MOV P2,A                ;choose channel 14
        JB P3.2,RUN15
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN15:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001110B
        MOV P2,A                ;choose channel 15
        JB P3.2,RUN16
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

RUN16:  MOV A,P2
        ANL A,#11110000B
        ORL A,#00001111B
        MOV P2,A                ;choose channel 16
        JB P3.2,TIMES
        MOV 5AH,#0FH           ;byte status for proximity alarm
        LJMP ALARM1

TIMES:  JNB P3.6,GO            ;check ring signal
        INC R0
        CJNE R0,#3,CHKB
        LJMP CALL_IN

CHKB:   JB P3.6,$
        SJMP TIMES

GO:     LJMP RUN1

;////////////////////////////////// ALARM //////////////////////////////////////
;FOR CALL NUMBER TELEPHONE NO.1
ALARM1: MOV 46H,#00H
ALARM_A: CLR P3.5              ;off hook
        LCALL DELAY_T
        CLR P3.1                ;on dtmf
        LCALL DELAY
        LCALL CUT_OUT

        MOV R1,#60H
        MOV 51H,#00H           ;counter for compare to 50h
REDIAL1: MOV A,@R1
        LCALL CHECK_VALUE
        CLR P3.7
        LCALL DELAY_65
        SETB P3.7
        LCALL DELAY_65

        INC R1
        MOV A,51H
        ADD A,#01H
        MOV 51H,A
        CJNE A,50H,REDIAL1

        LCALL DELAY_65
        SETB P3.1                ;off dtmf,on LM567
        LCALL DELAY_65

;////////////////////////////////// FOR DETECT BUSY TONE //////////////////////////////////////

BELL1:  SETB P3.3                ;set bit for check busy bit
        MOV 40H,#OFFH
        MOV 41H,#OFFH
        MOV 42H,#10H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

TIME1: JB P3.3,TIME2
      LJMP SIGNAL1

TIME2: DJNZ 40H,TIME1
      MOV 40H,#0FFH
      DJNZ 41H,TIME1
      MOV 41H,#0FFH
      DJNZ 42H,TIME1

ST1: SETB P3.5
      LCALL DELAY_1
      LCALL DELAY_1
      INC 46H
      MOV A,46H
      CJNE A,#03H,ALARM_A
      LJMP ALARM2

SIGNAL1:LCALL DELAY_2
        JB P3.3,CHECK_ST1

RING_BACK1: LCALL DELAY_2
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1

          JB P3.3,SPEAK1
          MOV 45H,#00H

DELAY_5S1: LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          JB P3.3,SPEAK1
          INC 45H
          MOV A,45H
          CJNE A,#02H,DELAY_5S1
          LJMP ST1

CHECK_ST1: JB P3.3,$
          LCALL DELAY_2
          JB P3.3,SST1
          LJMP RING_BACK1

SST1: LCALL DELAY_1
      LCALL DELAY_1
      LJMP ST1

SPEAK1: LCALL TALK

;////////////////////////////////////
;FOR CALL NUMBER TELEPHONE NO.2
ALARM2: MOV 46H,#00H
ALARM_B: CLR P3.5 ;off hook
          LCALL DELAY_T
          CLR P3.1 ;on dtmf
          LCALL DELAY
          LCALL CUT_OUT

          MOV R1,#6AH
          MOV 55H,#00H ;counter for compare to 50h
REDIAL2: MOV A,@R1
          LCALL CHECK_VALUE
          CLR P3.7
          LCALL DELAY_65
          SETB P3.7

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LCALL DELAY_65

INC R1
MOV A,55H
ADD A,#01H
MOV 55H,A
CJNE A,54H,REDIAL2

LCALL DELAY_65
SETB P3.1 ;off dtmf,on LM567
LCALL DELAY_65

;//////////////////// FOR DETECT BUSY TONE //////////////////////

BELL2: SETB P3.3 ;set bit for check busy bit
MOV 40H,#0FFH
MOV 41H,#0FFH
MOV 42H,#10H

TIME3: JB P3.3,TIME4
LJMP SIGNAL2

TIME4: DJNZ 40H,TIME3
MOV 40H,#0FFH
DJNZ 41H,TIME3
MOV 41H,#0FFH
DJNZ 42H,TIME3

ST2: SETB P3.5
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
INC 46H
MOV A,46H
CJNE A,#03H,ALARM_B
LJMP ALARM3

SIGNAL2:LCALL DELAY_2
JB P3.3,CHECK_ST2

RING_BACK2: LCALL DELAY_2
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1

JB P3.3,SPEAK2
MOV 45H,#00H

DELAY_5S2: LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
JB P3.3,SPEAK2
INC 45H
MOV A,45H
CJNE A,#02H,DELAY_5S2
LJMP ST2

CHECK_ST2: JB P3.3,$
LCALL DELAY_2
JB P3.3,SST2
LJMP RING_BACK2

SST2: LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
LJMP ST2

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SPEAK2:      LCALL TALK

;////////////////////////////////////
;FOR CALL NUMBER TELEPHONE NO.3
ALARM3:  MOV 46H,#00H
ALARM_C: CLR P3.5                ;off hook
          LCALL DELAY_T
          CLR P3.1                ;on dtmf
          LCALL DELAY
          LCALL CUT_OUT

          MOV R1,#74H
          MOV 57H,#00H            ;counter for compare to 50h
REDIAL3: MOV A,@R1
          LCALL CHECK_VALUE
          CLR P3.7
          LCALL DELAY_65
          SETB P3.7
          LCALL DELAY_65

          INC R1
          MOV A,57H
          ADD A,#01H
          MOV 57H,A
          CJNE A,56H,REDIAL3

          LCALL DELAY_65
          SETB P3.1                ;off dtmf,on LM567
          LCALL DELAY_65

;//////////////////////////////////// FOR DETECT BUSY TONE //////////////////////////////////////
BELL3:  SETB P3.3                ;set bit for check busy bit
          MOV 40H,#0FFH
          MOV 41H,#0FFH
          MOV 42H,#10H

TIME5:  JB P3.3,TIME6
          LJMP SIGNAL3

TIME6:  DJNZ 40H,TIME5
          MOV 40H,#0FFH
          DJNZ 41H,TIME5
          MOV 41H,#0FFH
          DJNZ 42H,TIME5

ST3:    SETB P3.5
          LCALL DELAY_1
          LCALL DELAY_1
          INC 46H
          MOV A,46H
          CJNE A,#03H,ALARM_C
          LJMP CONTROL1

SIGNAL3:LCALL DELAY_2
          JB P3.3,CHECK_ST3

RING_BACK3: LCALL DELAY_2
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1

            JB P3.3,SPEAK3
            MOV 45H,#00H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DELAY_5S3:  LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            JB P3.3,SPEAK3
            INC 45H
            MOV A,45H
            CJNE A,#02H,DELAY_5S3
            LJMP ST3

```

```

CHECK_ST3:  JB P3.3,$
            LCALL DELAY_2
            JB P3.3,SST3
            LJMP RING_BACK3

```

```

SST3:      LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            LJMP ST3

```

```

SPEAK3:    LCALL TALK

```

```

;//////////////////////////////////// CONTROL //////////////////////////////////////
;after alarm,system will only check ring

```

```

CONTROL1:  DJNZ 59H,GO_ALARM1
            MOV 58H,#00H ;alarmed byte
            SJMP CONTROL

```

```

GO_ALARM1: LJMP ALARM1

```

```

CONTROL:   JNB P3.6,$ ;check ring signal
            INC R0
            CJNE R0,#4,CHKB1
            MOV R0,#00H
            MOV P1,#0FFH
            LJMP CALL_IN

```

```

CHKB1:     JB P3.6,$
            SJMP CONTROL

```

```

;//////////////////////////////////// TALK //////////////////////////////////////

```

```

TALK:      SETB P3.1 ;off dtmf,on voice
            LCALL DELAY
            MOV R5,#00H
            MOV A,5AH

```

```

SSS:       CJNE A,#00H,RRR

```

```

SSS1:      LCALL MESSAGE17
            LCALL MODE_0
            MOV R3,#11

```

```

AGAIN_A:   LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            DJNZ R3,AGAIN_A
            LCALL SHUTMODE_0
            LCALL STROBE_V1
            INC R5
            CJNE R5,#3,SSS1
            SETB P3.5
            LCALL DELAY_1
            LCALL DELAY_1
            RET

```

```

RRR:       CJNE A,#0FH,TTT

```

```

RRR1:     LCALL MESSAGE18
            LCALL MODE_0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV R3,#10
AGAIN_B:LCALL CE PULSE1
LCALL DELAY_I
DJNZ R3,AGAIN_B
LCALL SHUTMODE_0
LCALL STROBE_VI
INC R5
CJNE R5,#3,RRR1
SETB P3.5
LCALL DELAY_1
LCALL DELAY_1
RET

```

```

TTT: RET

```

```

;////////////////////////////////////// CALL-IN ////////////////////////////////////////
CALL_IN: CLR P3.5 ;off hook
SETB P3.1 ;off dtmf,on voice

```

```

;////////// WAIT FOR DTMF //////////

```

```

WAIT_CODE: MOV R7,#0EH
LLP: MOV R6,#00H
LP: MOV R5,#00H
DJNZ R5,$
JNB P3.4,CONTINUE
MOV A,P1
SWAP A
ANL A,#0FH
JB P3.4,$
CJNE A,#09H,CONTINUE

```

```

FUNCTION: LCALL MESSAGE2
MOV R7,#7FH
LLP1: MOV R6,#00H
LP1: MOV R5,#00H
DJNZ R5,$
JNB P3.4,CONTINUE1
MOV A,P1
SWAP A
ANL A,#0FH
JB P3.4,$
LCALL FUNC1
CJNE A,#07H,FUNCTION
LJMP RUN

```

```

CONTINUE1: DJNZ R6,LP1
DJNZ R7,LLP1
SETB P3.5
LJMP RUN

```

```

CONTINUE: DJNZ R6,LP
DJNZ R7,LLP

```

```

VOICE: LCALL MESSAGE1
CJNE R4,#00H,PASS1
LCALL CLEAR_ADD2

```

```

PASS1: LCALL VOICE_REC2

```

```

LCALL MESSAGE12

```

```

SETB P3.5
LJMP RUN

```

```

;////////////////////////////////////// ISD2590 ////////////////////////////////////////

```

```

SHUTMODE_0: CLR P0.0
LCALL DELAY_I
RET

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MODE_0:      SETB P0.0
             LCALL DELAY_I
             RET

;////////// ISD2590#1 //////////
CE_PULSE1:   CLR P0.1
             LCALL DELAY_I
             SETB P0.1
             RET

PLAY_BACK1:  SETB P0.7
             LCALL DELAY_I
             RET

RECORD1:     CLR P0.7
             LCALL DELAY_I
             RET

PD_PULSE1:   SETB P0.2
             LCALL DELAY_I
             CLR P0.2
             LCALL DELAY_I
             RET

;////////// ISD2590#2 //////////
CE_PULSE2:   CLR P0.4
             LCALL DELAY_I
             SETB P0.4
             RET

PLAY_BACK2:  SETB P0.7
             LCALL DELAY_I
             RET

RECORD2:     CLR P0.7
             LCALL DELAY_I
             RET

PD_PULSE2:   SETB P0.5
             LCALL DELAY_I
             CLR P0.5
             LCALL DELAY
             RET

;////////// PROCESSING //////////
MESSAGE1:    LCALL SHUTMODE 0
             LCALL PD_PULSE1
             LCALL STROBE_V1
             RET

MESSAGE2:    LCALL PLAY_BACK1
             LCALL PD_PULSE1
             LCALL MODE 0
             LCALL CE_PULSE1
             LCALL SHUTMODE 0
             LCALL STROBE_V1
             RET

MESSAGE3:    LCALL PLAY_BACK1
             LCALL PD_PULSE1
             LCALL MODE_0
             MOV R3,#2

AGAIN:       LCALL CE_PULSE1
             LCALL DELAY_I

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DJNZ R3, AGAIN
LCALL SHUTMODE_0
LCALL STROBE_V1
RET

MESSAGE4: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #3
AGAIN1:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN1
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE5: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #4
AGAIN2:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN2
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE6: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #5
AGAIN3:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN3
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE7: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #6
AGAIN4:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN4
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE8: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #7
AGAIN5:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN5
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE9: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3, #8
AGAIN6:   LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3, AGAIN6

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE10:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#9
AGAIN7:       LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN7
                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE11:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#10
AGAIN8:       LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN8
                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE12:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#11
AGAIN9:       LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN9
                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE13:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#12
AGAIN10:      LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN10
                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE14:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#13
AGAIN11:      LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN11
                LCALL SHUTMODE_0
                LCALL STROBE_V1
                RET

MESSAGE15:    LCALL PLAY_BACK1
                LCALL PD_PULSE1
                LCALL MODE_0
                MOV R3,#14
AGAIN12:      LCALL CE_PULSE1
                LCALL DELAY_I
                DJNZ R3,AGAIN12
                LCALL SHUTMODE_0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        LCALL STROBE_V1
        RET

MESSAGE16: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3,#15
AGAIN13:  LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3,AGAIN13
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE17: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL DELAY_I
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           LCALL MODE_0
           MOV R3,#16
AGAIN14:  LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3,AGAIN14
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE18: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL DELAY_I
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           LCALL MODE_0
           MOV R3,#17
AGAIN15:  LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3,AGAIN15
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE19: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3,#18
AGAIN16:  LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3,AGAIN16
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

MESSAGE23: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL PD_PULSE1
           LCALL MODE_0
           MOV R3,#22
AGAIN17:  LCALL CE_PULSE1
           LCALL DELAY_I
           DJNZ R3,AGAIN17
           LCALL SHUTMODE_0
           LCALL STROBE_V1
           RET

;////////////////////////////////////
STROBE_V1: LCALL PLAY_BACK1
           LCALL CE_PULSE1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLR P2.4 ;switch to speak
LCALL DELAY_I
JB P0.3,$
SETB P2.4 ;switch to non speak
RET

STROBE_V2: LCALL PLAY_BACK2
LCALL CE_PULSE2
LCALL DELAY_I
JB P0.6,$
RET

;////////////////////////////////////
CLEAR_ADD2: LCALL SHUTMODE_0
LCALL PD_PULSE2
LCALL DELAY_I
RET

;////////////////////////////////////
VOICE_REC1: LCALL MODE_0
MOV R3,#12
AGAIN_C: LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
DJNZ R3,AGAIN_C

LCALL SHUTMODE_0
LCALL RECORD1
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I

CONT: LCALL GET_CODE
CJNE A,#0CH,CONT
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
RET

;////////////////////////////////////
VOICE_REC2: LCALL RECORD2
LCALL CE_PULSE2
LCALL DELAY_I

CONT1: LCALL GET_CODE
CJNE A,#0CH,CONT1
LCALL CE_PULSE2
LCALL DELAY_I
INC R4
MOV 52H,R4
RET

;////////////////////////////////////
RUN VOICE: LCALL CLEAR_ADD2
RUN_V1: LCALL STROBE_V2
DJNZ R4,RUN_V1
MOV R4,52H
RET

;////////////////////////////////////
INIT_ISD: CLR P0.0 ;clear mode 0
CLR P0.2
SETB P0.3 ;for EOM bit
CLR P0.5
SETB P0.6 ;for EOM bit
RET

;//////////////////////////////////// NUMBER 0-9 //////////////////////////////////////
NO_1: MOV P1,#00H
RET

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

NO_2: MOV P1,#01H
RET

NO_3: MOV P1,#02H
RET

NO_4: MOV P1,#04H
RET

NO_5: MOV P1,#05H
RET

NO_6: MOV P1,#06H
RET

NO_7: MOV P1,#08H
RET

NO_8: MOV P1,#09H
RET

NO_9: MOV P1,#0AH
RET

NO_0: MOV P1,#0DH
RET

;/;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;; CHECK_VALUE ;;;;;;;;;;;;;;;;;;DTMF///
CHECK_VALUE: CJNE A,#01H,AAA
LCALL NO_1
RET

AAA: CJNE A,#02H,BBB
LCALL NO_2
RET

BBB: CJNE A,#03H,CCC
LCALL NO_3
RET

CCC: CJNE A,#04H,DDD
LCALL NO_4
RET

DDD: CJNE A,#05H,EEE
LCALL NO_5
RET

EEE: CJNE A,#06H,FFF
LCALL NO_6
RET

FFF: CJNE A,#07H,GGG
LCALL NO_7
RET

GGG: CJNE A,#08H,HHH
LCALL NO_8
RET

HHH: CJNE A,#09H,III
LCALL NO_9
RET

III: CJNE A,#0AH,RETURN
LCALL NO_0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

                RET

RETURN:         RET

;////////////////////////////////////// FUNCTION ////////////////////////////////////////

FUNC1:         CJNE A,#01H,FUNC2
                CJNE R4,#00H,TO
                LCALL MESSAGE8
                RET

TO:            LCALL MESSAGE4
                LCALL RUN_VOICE
                RET

;//////////////////////////////////////

FUNC2:         CJNE A,#02H,FUNC3
                LCALL MESSAGE10
                CJNE R4,#00H,PASS2
                LCALL CLEAR_ADD2

PASS2:        LCALL VOICE_REC2
                LCALL MESSAGE12
                RET

;//////////////////////////////////////

FUNC3:         CJNE A,#03H,FUNC4
                LCALL MESSAGE11
                LCALL CLEAR_ADD2
                MOV R4,#00H
                RET

;//////////////////////////////////////

FUNC4:         CJNE A,#04H,FUNC5
                LCALL MESSAGE5
                MOV R1,#60H ;buffer for stored tel no.1
                MOV 50H,#00H ;counter for DTMF number
                LCALL GET_DTMF
                LCALL MESSAGE12

                LCALL MESSAGE6
                MOV R1,#6AH ;buffer for stored tel no.2
                MOV 54H,#00H ;counter for DTMF number
                LCALL GET_DTMF1
                LCALL MESSAGE12

                LCALL MESSAGE7
                MOV R1,#74H ;buffer for stored tel no.3
                MOV 56H,#00H ;counter for DTMF number
                LCALL GET_DTMF2
                LCALL MESSAGE12
                RET

;//////////////////////////////////////

FUNC5:         CJNE A,#05H,FUNC6
                LCALL MESSAGE16
                LCALL VOICE_REC1
                LCALL MESSAGE12
                RET

;//////////////////////////////////////

FUNC6:         CJNE A,#06H,FUNC7

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LCALL MESSAGE19

LLP_A:   MOV R7,#7FH
LP_A:   MOV R6,#00H
        MOV R5,#00H
        DJNZ R5,$
        JNB P3.4,CONTINUE_A
        MOV A,P1
        SWAP A
        ANL A,#0FH
        JB P3.4,$

SAFTY:  CJNE A,#01H,EQUIP
        LCALL CHANNEL1
        CJNE A,#0FFH,FIRE
        LCALL MESSAGE13
        RET

FIRE:   CJNE A,#00H,PROX
        LCALL MESSAGE14
        RET

PROX:   CJNE A,#0FH,RETURN1
        LCALL MESSAGE15

RETURN1: RET

EQUIP:  CJNE A,#02H,CONTINUE_A
        LCALL SHUTMODE_0 ;message 20
        LCALL STROBE_V1
        LCALL SUB_F6
        RET

CONTINUE_A: DJNZ R6,LP_A
           DJNZ R7,LLP_A
           MOV A,#07H
           SETB P3.5
           RET

;////////////////////////////////////

FUNC7:  CJNE A,#07H,FUNC8
        LCALL MESSAGE9
        SETB P3.5
        RET

;////////////////////////////////////

FUNC8:  CJNE A,#08H,NO_FUNC
        LCALL MESSAGE3
        RET

;////////////////////////////////////

NO_FUNC: RET

SUB_F6: MOV R7,#7FH
LLP_B:  MOV R6,#00H
LP_B:   MOV R5,#00H
        DJNZ R5,$
        JNB P3.4,CONTINUE_B
        MOV A,P1
        SWAP A
        ANL A,#0FH
        JB P3.4,$

ASK:    CJNE A,#01H,CON_TRL
        LCALL SHUTMODE_0 ;message 21
        LCALL STROBE_V1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        LCALL ASK1_3
        RET

CON_TRL:  CJNE A,#02H,CONTINUE_B
          LCALL SHUTMODE_0           ;message 21
          LCALL STROBE_V1
          LCALL ON_OFF
          RET

CONTINUE_B: DJNZ R6,LP_B
            DJNZ R7,LLP_B
            MOV A,#07H
            SETB P3.5
            RET

```

```

;-----
ASK1_3:  MOV R7,#7FH
LLP_C:  MOV R6,#00H
LP_C:   MOV R5,#00H
        DJNZ R5,$
        JNB P3.4,CONTINUE_C
        MOV A,P1
        SWAP A
        ANL A,#0FH
        JB P3.4,$

```

```

ASK1:   CJNE A,#01H,ASK2
        LCALL EQU_1
        MOV A,P2
        MOV 21H,A
        JB 0DH,VOICE_A
        LCALL ON_1
        RET

```

```

VOICE_A: LCALL OFF_1
         RET

```

```

ASK2:   CJNE A,#02H,ASK3
        LCALL EQU_2
        MOV A,P2
        MOV 21H,A
        JB 0EH,VOICE_B
        LCALL ON_2
        RET

```

```

VOICE_B: LCALL OFF_2
         RET

```

```

ASK3:   CJNE A,#03H,CONTINUE_C
        LCALL EQU_3
        MOV A,P2
        MOV 21H,A
        JB 0FH,VOICE_C
        LCALL ON_3
        RET

```

```

VOICE_C: LCALL OFF_3
         RET

```

```

CONTINUE_C: DJNZ R6,LP_C
            DJNZ R7,LLP_C
            MOV A,#07H
            SETB P3.5
            RET

```

```

EQU_1:   LCALL MODE_0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 23
        LCALL STROBE_VI
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 24 '1'
        LCALL STROBE_VI
        RET

EQU_2:   LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 23
        LCALL STROBE_VI
        LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 25 '2'
        LCALL STROBE_VI
        RET

EQU_3:   LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 23
        LCALL STROBE_VI
        LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 26 '3'
        LCALL STROBE_VI
        RET

ON_1:    LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 27 'open'
        LCALL STROBE_VI
        RET

OFF_1:   LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 28 'close'
        LCALL STROBE_VI
        RET

ON_2:    LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 27 'open'
        LCALL STROBE_VI
        RET

OFF_2:   LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0           ;message 28 'close'

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์การใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        LCALL STROBE_V1
        RET
ON_3:   LCALL SHUTMODE_0           ;message 27 'open'
        LCALL STROBE_V1
        RET
OFF_3:  LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0         ;message 28 'close'
        LCALL STROBE_V1
        RET

```

;- - - - -

```

ON_OFF: MOV R7,#7FH
LLP_D:  MOV R6,#00H
LP_D:   MOV R5,#00H
        DJNZ R5,$
        JNB P3.4,CONTINUE_D
        MOV A,P1
        SWAP A
        ANL A,#0FH
        JB P3.4,$
BODY1:  CJNE A,#01H,BODY2
        MOV 2EH,#1
        LCALL SHUTMODE_0           ;message22
        LCALL STROBE_V1
        LCALL ON_OF
        RET
BODY2:  CJNE A,#02H,BODY3
        MOV 2EH,#2
        LCALL SHUTMODE_0           ;message22
        LCALL STROBE_V1
        LCALL ON_OF
        RET
BODY3:  CJNE A,#03H,CONTINUE_D
        MOV 2EH,#3
        LCALL SHUTMODE_0           ;message22
        LCALL STROBE_V1
        LCALL ON_OF
        RET
CONTINUE_D: DJNZ R6,LP_D
           DJNZ R7,LLP_D
           MOV A,#07H
           SETB P3.5
           RET

```

;/ - - - - - /

```

ON_OF:  MOV R7,#7FH
LLP_E:  MOV R6,#00H
LP_E:   MOV R5,#00H
        DJNZ R5,$
        JNB P3.4,CONTINUE_E
        MOV A,P1
        SWAP A
        ANL A,#0FH
        JB P3.4,$

```

```

CLOSE:  CJNE A,#0AH,OPEN
        MOV A,2EH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

KALO_1:    CJNE A,#1,KALO_2
           SETB P2.5
           LCALL TELL1
           RET
           ;equipment1

KALO_2:    CJNE A,#2,KALO_3
           SETB P2.6
           LCALL TELL2
           RET
           ;equipment2

KALO_3:    CJNE A,#3,RETURN_Z
           SETB P2.7
           LCALL TELL3
           RET
           ;equipment3

RETURN_Z:  RET

OPEN:      CJNE A,#01H,CONTINUE_E
           MOV A,2EH
KALO_11:   CJNE A,#1,KALO_22
           CLR P2.5
           LCALL DELAY_1
           LCALL TELL4
           RET
           ;equipment1

KALO_22:   CJNE A,#2,KALO_33
           CLR P2.6
           LCALL DELAY_1
           LCALL TELL5
           RET
           ;equipment2

KALO_33:   CJNE A,#3,RETURN_ZZ
           CLR P2.7
           LCALL DELAY_1
           LCALL TELL6
           RET
           ;equipment3

RETURN_ZZ: RET

CONTINUE_E: DJNZ R6,LP_E
            DJNZ R7,LLP_E
            MOV A,#07H
            SETB P3.5
            RET

TELL1:     LCALL MODE_0
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL SHUTMODE_0
            LCALL STROBE_V1
            LCALL MESSAGE23
            LCALL SHUTMODE_0
            LCALL STROBE_V1
            RET
            ;message23

TELL2:     LCALL MODE_0
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1
            LCALL DELAY_I
            LCALL CE_PULSE1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LCALL DELAY_I
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
LCALL SHUTMODE_0
LCALL STROBE_V1
LCALL MESSAGE23 ;message23
LCALL MODE_0
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
LCALL SHUTMODE_0
LCALL STROBE_V1
RET

```

```

TELL3: LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_V1
        LCALL MESSAGE23 ;message23
        LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_V1
        RET

```

```

TELL4: LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_V1
        LCALL MESSAGE23 ;message23
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_V1
        RET

```

```

TELL5: LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_V1
        LCALL MESSAGE23 ;message23

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
LCALL MODE_0
LCALL CE_PULSE1
LCALL DELAY_I
LCALL SHUTMODE_0
LCALL STROBE_VI
RET
```

```
TELL6:  LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_VI
        LCALL MESSAGE23 ;message23
        LCALL MODE_0
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL CE_PULSE1
        LCALL DELAY_I
        LCALL SHUTMODE_0
        LCALL STROBE_VI
        RET
```

```
;/;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;; CHECK_MULTIPLEXER ;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;
```

```
CHANNEL1:  MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00000000B
           MOV P2,A ;choose channel 1
           JB P3.2,CHANNEL2
           MOV A,#00H
           RET
```

```
CHANNEL2:  MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00000001B
           MOV P2,A ;choose channel 2
           JB P3.2,CHANNEL3
           MOV A,#00H
           RET
```

```
CHANNEL3:  MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00000010B
           MOV P2,A ;choose channel 3
           JB P3.2,CHANNEL4
           MOV A,#00H
           RET
```

```
CHANNEL4:  MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00000011B
           MOV P2,A ;choose channel 4
           JB P3.2,CHANNEL5
           MOV A,#00H
           RET
```

```
CHANNEL5:  MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00000100B
           MOV P2,A ;choose channel 5
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        JB P3.2,CHANNEL6
        MOV A,#00H
        RET

CHANNEL6: MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00000101B
          MOV P2,A           ;choose channel 6
          JB P3.2,CHANNEL7
          MOV A,#00H
          RET

CHANNEL7: MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00000110B
          MOV P2,A           ;choose channel 7
          JB P3.2,CHANNEL8
          MOV A,#00H
          RET

CHANNEL8: MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00000111B
          MOV P2,A           ;choose channel 8
          JB P3.2,CHANNEL9
          MOV A,#00H
          RET

CHANNEL9: MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00001000B
          MOV P2,A           ;choose channel 9
          JB P3.2,CHANNEL10
          MOV A,#0FH
          RET

CHANNEL10:MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00001001B
          MOV P2,A           ;choose channel 10
          JB P3.2,CHANNEL11
          MOV A,#0FH
          RET

CHANNEL11:MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00001010B
          MOV P2,A           ;choose channel 11
          JB P3.2,CHANNEL12
          MOV A,#0FH
          RET

CHANNEL12:MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00001011B
          MOV P2,A           ;choose channel 12
          JB P3.2,CHANNEL13
          MOV A,#0FH
          RET

CHANNEL13:MOV A,P2
          ANL A,#11110000B
          ORL A,#00001100B
          MOV P2,A           ;choose channel 13
          JB P3.2,CHANNEL14
          MOV A,#0FH
          RET

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CHANNEL14:MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00001101B
           MOV P2,A           ;choose channel 14
           JB P3.2,CHANNEL15
           MOV A,#0FH
           RET

```

```

CHANNEL15:MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00001110B
           MOV P2,A           ;choose channel 15
           JB P3.2,CHANNEL16
           MOV A,#0FH
           RET

```

```

CHANNEL16:MOV A,P2
           ANL A,#11110000B
           ORL A,#00001111B
           MOV P2,A           ;choose channel 16
           JB P3.2,READY
           MOV A,#0FH
           RET

```

```

READY:    MOV A,#0FFH
           RET

```

```

;//////////////////////////////////// GET_DTMF //////////////////////////////////////

```

```

GET_DTMF:  LCALL GET_CODE
           CJNE A,#0CH,GETDTMF   ;CHECK DTMF #
           RET
GETDTMF:   MOV @R1,A
           INC R1
           MOV A,50H
           ADD A,#01H
           MOV 50H,A             ;address 50h for stored
                                   ;counter
           JB P3.4,$
           SJMP GET_DTMF

```

```

GET_DTMF1: LCALL GET_CODE
           CJNE A,#0CH,GETDTMF1  ;CHECK DTMF #
           RET
GETDTMF1:  MOV @R1,A
           INC R1
           MOV A,54H
           ADD A,#01H
           MOV 54H,A             ;address 54h for stored
                                   ;counter
           JB P3.4,$
           SJMP GET_DTMF1

```

```

GET_DTMF2: LCALL GET_CODE
           CJNE A,#0CH,GETDTMF2  ;CHECK DTMF #
           RET
GETDTMF2:  MOV @R1,A
           INC R1
           MOV A,56H
           ADD A,#01H
           MOV 56H,A             ;address 56h for stored
                                   ;counter
           JB P3.4,$
           SJMP GET_DTMF2

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

;/;; GET_CODE /;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;

```
GET_CODE:  JNB P3.4,$
            MOV A,P1
            SWAP A
            ANL A,#0FH
            JB P3.4,$
            RET
```

;/;; DELAY /;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;

```
DELAY_1:MOV 40H,#100
DELAY_A:MOV 41H,#99
DELAY_B:MOV 42H,#45
            DJNZ 42H,$
            DJNZ 41H,DELAY_B
            DJNZ 40H,DELAY_A
            RET
```

```
DELAY_2:MOV 40H,#52
DELAY_C:MOV 41H,#99
DELAY_D:MOV 42H,#45
            DJNZ 42H,$
            DJNZ 41H,DELAY_D
            DJNZ 40H,DELAY_C
            RET
```

```
DELAY:  MOV R7,#00H
LOOP:   MOV R6,#00H
            DJNZ R6,$
            DJNZ R7,LOOP
            RET
```

```
DELAY_65:MOV R7,#7FH
LOOP1:  MOV R6,#00H
            DJNZ R6,$
            DJNZ R7,LOOP1
            RET
```

```
DELAY_I:MOV R7,#40H
LOOP2:  MOV R6,#00H
            DJNZ R6,$
            DJNZ R7,LOOP2
            RET
```

```
DELAY_T:MOV R7,#20H
OOP:    MOV R6,#00H
OP:     MOV R5,#00H
            DJNZ R5,$
            DJNZ R6,OP
            DJNZ R7,OOP
            RET
```

```
CUT_OUT:LCALL NO_9                ;for PABX system of KMITL
            CLR P3.7
            CALL DELAY_65
            SETB P3.7
            LCALL DELAY_T

            LCALL NO_0
            CLR P3.7
            CALL DELAY_65
            SETB P3.7
            LCALL DELAY_T
            RET
            END
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



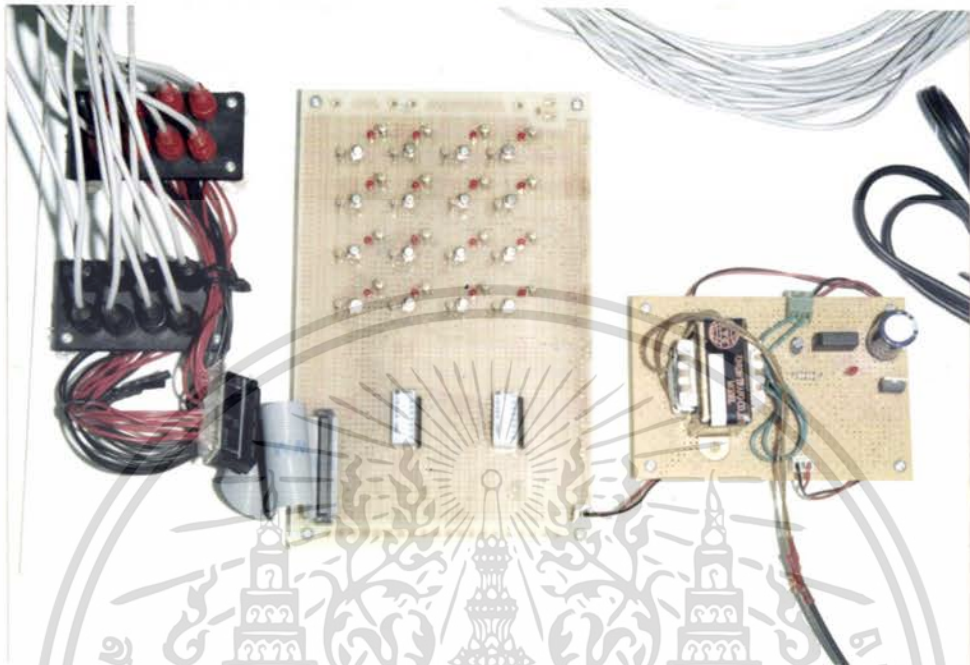
ระบบควบคุมทางโทรศัพท์ขนาดเล็ก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปแสดงเทอร์มินัลที่ใช้ในการเชื่อมต่อกับอุปกรณ์ไฟฟ้า 220 Vac

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



วงจรแสดงสถานะของตัวตรวจจับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



INFORMATION STORAGE

ISD2500 Series

Single-Chip Voice Record/Playback Devices 45-, 60-, 75-, and 90-Second Durations

138 ถนนพหลโยธิน แขวงจตุจักร กรุงเทพฯ 10200 โทร: 225-6986 FAX: 662-225-6983

GENERAL DESCRIPTION

Information Storage Devices' ISD2500 Series provides high-quality, single-chip record/playback solutions for 45- to 90-second messaging applications. The CMOS devices include an on-chip oscillator, microphone preamplifier, automatic gain control, antialiasing filter, smoothing filter, and speaker amplifier. In addition, the ISD2500 is fully microprocessor-compatible, allowing complex messaging and addressing to be achieved.

Recordings are stored in on-board non-volatile memory cells, providing zero-power message storage. This unique solution is made possible through ISD's patented Direct Analog Storage Technology (DAST™), whereby voice and audio signals are stored directly, in their natural analog form, into memory. Direct analog storage allows natural voice reproduction in a single-chip, solid-state solution.

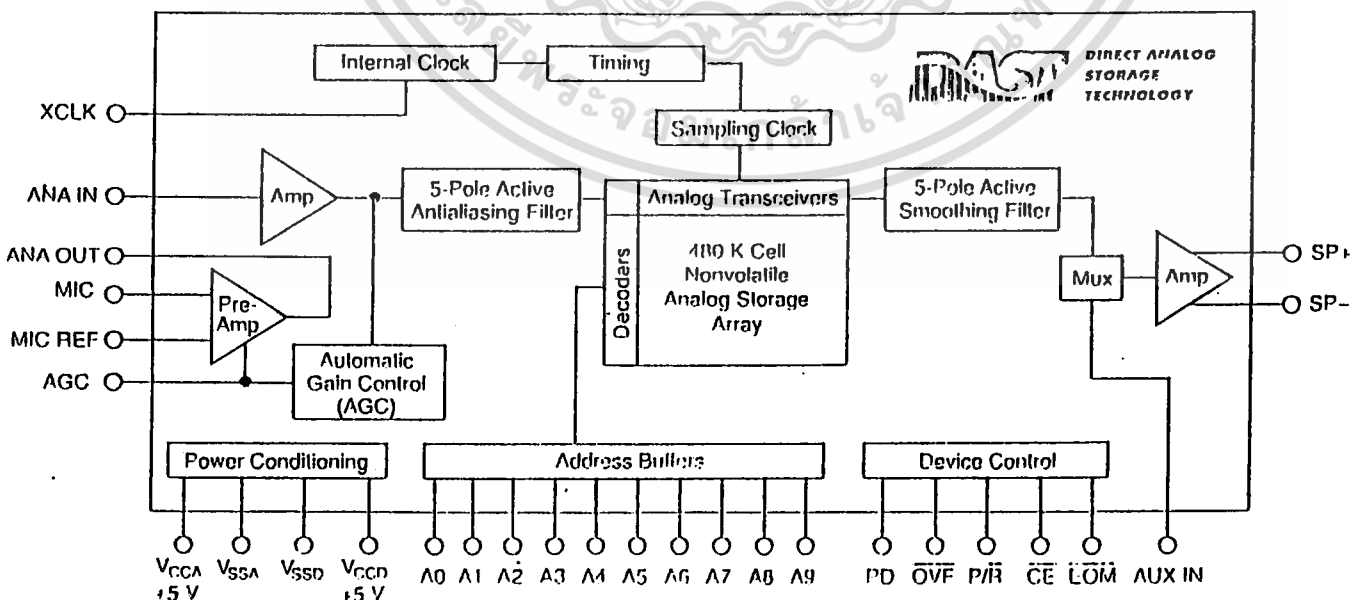
ISD2500-SERIES SUMMARY

Part Number	Duration (Seconds)	Input Sample Rate (KHz)	Upper Pass Band (KHz)
ISD2545	45	10.6	4.5
ISD2560	60	8.0	3.4
ISD2575	75	6.4	2.7
ISD2590	90	5.33	2.3

FEATURES

- Easy-to-use single-chip voice record/playback solution
 - No external ICs required
 - No development system required
- High-quality, natural voice/audio reproduction
- Manual switch or microprocessor controllable
 - Playback can be edge- or level-activated
- Single-chip durations of 45, 60, 75, and 90 seconds
- Directly cascadable for longer durations
- Zero-power message storage
 - Eliminates battery backup circuits
- Automatic Power-Down (Push-Button Mode)
 - 1 μ A standby current (typical)
- Fully addressable to handle multiple messages
- 100-year message retention (typical)
- 100K record cycles (typical)
- On-chip clock source
- On-chip Automatic Gain Control (AGC)
- Programmer support for play-only applications
- Single +5 volt supply (4.5 V to 6.5 V operating range)
 - Low-voltage (3.6 V to 4.0 V) versions available
- Available in die form, DIP, SOIC, and TSOP packaging
- Industrial-temperature (-40 °C to 85 °C) versions available

ISD2500-SERIES BLOCK DIAGRAM

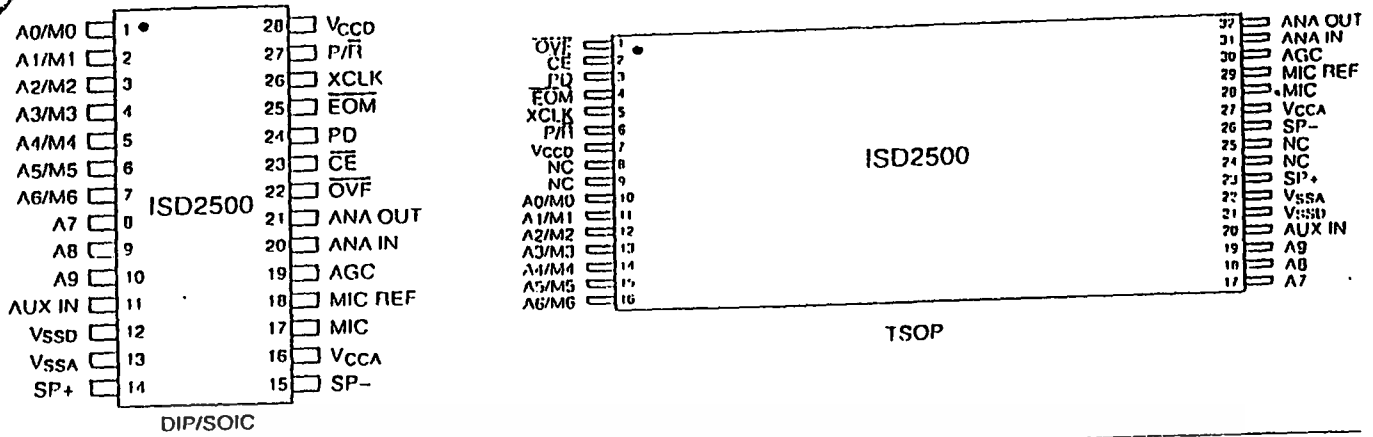


Single-Chip Solutions That Speak For Themselves™

July, 1993

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุที่ขัดแย้งเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเว็บไซต์ของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ISD2500 SERIES PINOUTS



ISD2500 SERIES — DETAILED DESCRIPTIONS

Speech/Sound Quality

The ISD2500 Series includes devices offered at 5.3, 6.4, 8.0, and 10.6 KHz sampling frequencies, allowing the user a choice of speech quality options. The speech samples are stored directly into on-board non-volatile memory without the digitization and compression associated with other solutions. Direct analog storage provides a very true, natural sounding reproduction of voice, music, tones, and sound effects not available with most solid-state digital solutions.

Duration

To meet end system requirements, the ISD2500 Series offers single-chip solutions at 45, 60, 75, and 90 seconds. Parts may also be cascaded together for longer durations.

EEPROM Storage

One of the benefits of ISD's DAST technology is the use of on-board non-volatile memory, providing zero-power message storage. The message is retained for up to 100 years without power. In addition, the device can be re-recorded over 100,000 times.

Microcontroller Interface

In addition to its simplicity and ease of use, the ISD2500 Series includes all the interfaces necessary for microcontroller-driven applications. The address and control lines can be interfaced to a microcontroller and manipulated to perform a variety of tasks, including message assembly, message concatenation, predefined fixed message segmentation, and message management.

Programming

The ISD2500 Series is also ideal for playback-only applications, where single or multiple messages are referenced through buttons, switches, or a microcontroller. Once the desired message configuration

is created, duplicates can easily be generated via an ISD programmer.

ISD2500 SERIES — PIN DESCRIPTIONS

Microphone Input (MIC)

The microphone input transfers its signal to the on-chip preamplifier. An on-board Automatic Gain Control (AGC) circuit controls the gain of this preamplifier from -15 to 24 dB. An external microphone should be AC coupled to this pin via a series capacitor. The capacitor value, together with the internal 10 K Ohm resistance on this pin, determines the low frequency cutoff for the ISD2500-Series passband.

Microphone Reference Input (MIC REF)

By connecting this pin to V_{SSA} (analog ground) via a series capacitor, common mode noise can be rejected at the preamplifier. The capacitor value should be exactly the same value as the input coupling capacitor used for microphone input. Using this approach may provide up to a 10 dB noise improvement. **IF THIS INPUT IS UNUSED, IT MUST BE LEFT DISCONNECTED.**

Analog Output (ANA OUT)

This pin provides the preamplifier output to the user. The voltage gain of the preamplifier is determined by the voltage level at the AGC pin.

Analog Input (ANA IN)

The analog input pin transfers its signal to the chip for recording. For microphone inputs, the ANA OUT pin should be connected via an external capacitor to the ANA IN pin. This capacitor value, together with the 3.0 K Ω input impedance of ANA IN, can be selected to give additional cutoff at the low-frequency end of the voice passband. If the desired input is derived from a source other than a microphone, the signal can be fed, capacitively coupled, into the ANA IN pin directly.

Automatic Gain Control Input (AGC)

The AGC dynamically adjusts the gain of the preamplifier to compensate for the wide range of microphone input levels. The AGC allows the full range of whispers to loud sounds to be recorded with minimal distortion. The "attack" time is determined by the time constant of a 5 K Ω internal resistance and an external capacitor (C2) on the schematic on page 7) connected from the AGC pin to V_{SSA} analog ground. The "release" time is determined by the time constant of an external resistor (R2) and an external capacitor (C2) connected in parallel between the AGC Pin and V_{SSA} analog ground. Nominal values of 470 K Ω and 4.7 μ F give satisfactory results in most cases.

Speaker Outputs (SP+/SP-)

All devices in the ISD2500 Series include an on-chip differential speaker driver, capable of driving 50 milliwatts into 16 Ω .

The speaker outputs are held at V_{SSA} levels during record and power down. It is therefore not possible to parallel speaker outputs of multiple ISD2500 devices or the outputs of other speaker drivers.

CONNECTION OF SPEAKER OUTPUTS IN PARALLEL MAY CAUSE DAMAGE TO THE DEVICE.

While a single output may be used alone (including a coupling capacitor between the SP pin and the speaker), the two opposite-polarity outputs used together yield a 4:1 improvement in output power.

NEVER GROUND OR DRIVE AN UNUSED SPEAKER OUTPUT.**Power Down Input (PD)**

When not recording or playing back, the PD pin should be pulled HIGH to place the part in a very low power mode (see I_{SB} specification). When \overline{OVF} pulses LOW for an overflow condition, PD should be brought HIGH to reset the address pointer back to the beginning of the Record/Playback space. The PD pin has additional functionality in the M6 (Push-Button) Operational Mode described later in the Operational Mode section.

Chip Enable Input (\overline{CE})

The \overline{CE} pin is taken LOW to enable all Playback and Record operations. The address inputs and Playback/Record input (P/\overline{R}) are latched by the falling edge of \overline{CE} . \overline{CE} has additional functionality in the M6 (Push-Button) Operational Mode described later in the Operational Mode section.

Playback/Record Input (P/\overline{R})

The P/\overline{R} input is latched by the falling edge of the \overline{CE} pin. A HIGH level selects a Playback cycle while a LOW level selects a Record cycle. For a Record cycle, the address inputs provide the starting address and

recording continues until PD or \overline{CE} is pulled HIGH or an overflow is detected (i.e. the chip is full). When a Record cycle is terminated by pulling PD or \overline{CE} HIGH, an End-Of-Message (\overline{EOM}) marker is stored at the current address in memory. For a Playback cycle, the address inputs provide the starting address and the device will play until an \overline{EOM} marker is encountered. The device can continue past an \overline{EOM} marker in an operational mode, or if \overline{CE} is held LOW in address mode. (See Table 1, Page 5 for more Operational Modes).

Address/Mode Inputs (Ax/Mx)

The Address/Mode Inputs have two functions depending on the level of the two Most Significant Bits (MSB) of the address.

If either of the two MSBs is LOW, the inputs are ALL interpreted as address bits and are used as the start address for the current Record or Playback cycle. The address pins are inputs only and do not output internal address information as the operation progresses. Address inputs are latched by the falling edge of \overline{CE} .

If both MSBs are HIGH, the Address/Mode Inputs are interpreted as Mode bits according to the Operational Mode Table 1 on page 4. There are six (6) operational modes (M0..M6) available as indicated on Table 1. It is possible to use multiple operational modes simultaneously. Operational Modes are sampled on EACH falling edge of \overline{CE} , and thus Operational Modes and direct addressing are mutually exclusive.

External Clock Input (XCLK)

The ISD2500 devices are configured at the factory with an internal sampling clock frequency centered to $\pm 1\%$ of specification. The frequency is maintained to a total variation of $\pm 2.25\%$ over the entire commercial temperature and operating voltage ranges. If greater precision is required, the device can be clocked through the XCLK pin as follows:

Part Number	Sample Rate	Required Clock
ISD2590	5.33 KHz	682.7 KHz
ISD2575	6.4 KHz	819.2 KHz
ISD2560	8.0 KHz	1024 KHz
ISD2545	10.6 KHz	1365.3 KHz

These recommended clock rates should not be varied because the anti-aliasing and smoothing filters are fixed, and aliasing problems can occur if the sample rate differs from the one recommended. The duty cycle on the input clock is not critical, as the clock is immediately divided by two. IF THE XCLK IS NOT USED, THIS INPUT MUST BE CONNECTED TO GROUND.

ISD2500 SERIES — PIN DESCRIPTIONS, CONT.

End-Of-Message / RUN Output (\overline{EOM})

A non-volatile marker is automatically inserted at the end of each recorded message. It remains there until the message is recorded over. The \overline{EOM} output pulses LOW for a period of T_{EOM} at the end of each message.

In addition, the ISD2500 Series has an internal V_{CC} detect circuit to maintain message integrity should V_{CC} fall below 3.5V. In this case, \overline{EOM} goes LOW and the device is fixed in Playback-only mode.

When the device is configured in Operational Mode M6 (Push-Button Mode), this pin provides an active-HIGH RUN signal, indicating the device is currently recording or playing. This signal can conveniently drive an LED for a visual indicator of a Record or Playback operation in process.

Overflow Output (\overline{OVF})

This signal pulses LOW at the end of memory space, indicating the device has been filled and the message has overflowed. The \overline{OVF} output then follows the \overline{CE} input until a PD pulse has reset the device. This pin can be used to cascade several ISD2500 devices together to increase Record/Playback durations.

OPERATIONAL MODES

The ISD2500 Series is designed with several built-in operational modes provided to allow maximum functionality with a minimum of additional components. These are described in detail below. The operational modes use the address pins on the ISD2500 devices, but are mapped outside the valid address range. When the two Most Significant Bits (MSBs) are HIGH, the remaining address signals are interpreted as mode bits and NOT as address bits. Therefore, operational modes and direct addressing are not compatible and cannot be used simultaneously.

There are two important considerations for using operational modes. First, all operations begin initially at address 0, which is the beginning of the ISD2500 address

TABLE 1. OPERATIONAL MODES

Mode Control	Function	Typical Use	Jointly* Compatible
M0	Message cueing	Fast-forward through messages	M4, M5, M6
M1	Delete \overline{EOM} markers	Position \overline{EOM} marker at the end of the last message	M3, M4, M5, M6
M2	Not applicable	Reserved	N/A
M3	Looping	Continuous playback from address 0	M1, M5, M6
M4	Consecutive addressing	Record/Play multiple consecutive messages	M0, M1, M5
M5	\overline{CE} level-activated	Allows message pausing	M0, M1, M3, M4
M6	Push-button control	Simplified device interface	M0, M1, M3

*Indicates additional operational modes which can be used simultaneously with the given mode.

Auxiliary Input (AUX IN)

The Auxiliary Input is multiplexed through to the output amplifier and speaker output pins when \overline{CE} is HIGH and Playback has ended, or if the device is in overflow. When cascading multiple ISD2500 devices, the AUX IN pin is used to connect a Playback signal from a following device to the previous-output speaker drivers. For noise considerations, it is suggested that the auxiliary input not be driven when the storage array is active.

Voltage Inputs (V_{CCA} , V_{CCD})

To minimize noise, the analog and digital circuits in the ISD2500 Series devices use separate power busses. These +5 V busses are brought out to separate pins and should be tied together as close to the supply as possible. In addition, these supplies should be decoupled as close to the package as possible.

Ground Inputs (V_{SSA} , V_{SSD})

The ISD2500 Series of devices utilizes separate analog and digital ground busses. These pins should be tied together as close to the package as possible and connected through a low-impedance path to power supply ground.

space. Later operations can begin at other address locations, depending on the operational mode(s) chosen. In addition, the address pointer is reset to 0 when the device is changed from Record to Playback, Playback to Record (except M6 mode), or when a Power-Down cycle is executed.

Second, Operational Modes are executed when \overline{CE} goes LOW and the two MSBs are HIGH. This Operational Mode remains in effect until the next LOW-going \overline{CE} signal, at which point the current address/mode levels are sampled and executed.

OPERATIONAL MODE DESCRIPTIONS

The Operational Modes can be used in conjunction with a microcontroller, or they can be hard-wired to provide the desired system operation.

M0 — Message Cueing

Message Cueing allows the user to skip through messages, without knowing the actual physical addresses of each message. Each \overline{CE} LOW pulse causes the internal address pointer to skip to the next message. This mode should be used for Playback only, and is typically used with the M4 Operational Mode.

M1 — Delete \overline{EOM} Markers

The M1 Operational Mode allows sequentially recorded messages to be concatenated into a single message with only one \overline{EOM} marker set at the end of the combined message. When this operational mode is configured, messages recorded sequentially are played back as one continuous message.

M2 — Unused

When operational modes are selected, the M2 pin should be LOW.

M3 — Message Looping

The M3 Operational Mode allows for the automatic, continuously repeated playback of the message located at the beginning of the address space. A message CAN completely fill the ISD2500 device and will loop from beginning to end without \overline{OVF} going LOW.

M4 — Consecutive Addressing

During normal operations, the address pointer will reset when a message is played through to an \overline{EOM} marker. The M4 Operational Mode inhibits the address pointer reset on \overline{EOM} , allowing messages to be played back consecutively.

M5 — \overline{CE} Level Activated

The default mode for ISD2500 devices is for \overline{CE} to be edge-activated on Playback and level-activated on Record. The M5 Operational Mode causes the \overline{CE} pin to be interpreted as level-activated as opposed to edge-activated during Playback. This is specifically useful for terminating Playback operations using the \overline{CE} signal.

In this mode, \overline{CE} LOW begins a Playback cycle, \overline{CE} HIGH stops the cycle, and \overline{CE} LOW again will begin playing at the point where the message was stopped without resetting the address pointer.

M6 — Push-Button Mode

The ISD2500 Series of devices contain a push-button operational mode. The push-button mode is used primarily in very low-cost applications and is designed to minimize external circuitry and components, thereby reducing system cost. In order to configure the device in push-button operational mode, the two most significant address bits (pins 9 and 10) must be HIGH, and the M6 mode pin (pin 7) must

also be HIGH. A device in this mode always powers down at the end of each Playback or Record cycle after \overline{CE} goes HIGH.

When this operational mode is implemented, several of the pins on the device have alternate functionality:

Pin Name	Alternate Functionality in Push-Button Mode
Pin 23, \overline{CE}	Start/Pause Push-Button (LOW Pulse-Activated)
Pin 24, PD	Stop/Reset Push-Button (HIGH Pulse-Activated)
Pin 25, \overline{EOM}	Active-HIGH Run Indicator

Pin 23: \overline{CE} (Start/Pause)

In push-button Operational Mode, \overline{CE} acts as a LOW-going pulse-activated Start/Pause signal. If no operation is currently in progress, a LOW-going pulse on this signal will initiate a Playback or a Record cycle according to the level on the P/ \overline{R} pin. A subsequent pulse on the \overline{CE} pin, before an End-Of-Message is reached in Playback or an overflow condition occurs, will cause the device to pause. The address counter is not reset, and another \overline{CE} pulse will cause the device to continue the operation from the place where it was paused.

Pin 24: PD (Stop/Reset)

In push-button Operational Mode, PD acts as a HIGH-going pulse-activated Stop/Reset signal. When a Playback or Record cycle is in progress and a HIGH-going pulse is observed on PD, the current cycle is terminated and the address pointer is reset to address 0, the beginning of the message space.

Pin 25: \overline{EOM} (Run)

In push-button Operational Mode, \overline{EOM} becomes an active-HIGH run signal which can be used to drive an LED or other external device. It is HIGH whenever a Record or Playback operation is in progress.

Recording in Push-Button Mode

- 1) The PD pin should be LOW, usually using a pulldown resistor.
- 2) The P/ \overline{R} pin is taken LOW.
- 3) The \overline{CE} pin is pulsed LOW. Recording starts, \overline{EOM} goes HIGH to indicate an operation in progress.
- 4) The \overline{CE} pin is pulsed LOW. Recording pauses, \overline{EOM} goes back LOW. The internal address pointers are not

OPERATIONAL MODE DESCRIPTIONS, CONT.

cleared, but an $\overline{\text{EOM}}$ marker is stored in memory to point to the message end. The $\text{P}/\overline{\text{R}}$ pin may be taken HIGH at this time. Any subsequent $\overline{\text{CE}}$ would start a playback at address 0.

- 5) The $\overline{\text{CE}}$ pin is pulsed LOW. Recording starts at the next address after the previous set $\overline{\text{EOM}}$ marker. $\overline{\text{EOM}}$ goes back HIGH. (Note: if the M1 operational mode pin is also HIGH, the just previously written $\overline{\text{EOM}}$ bit is erased, and recording starts at that address.)
- 6) When the recording sequences are finished, the final $\overline{\text{CE}}$ pulse LOW will end the last Record cycle, leaving a set $\overline{\text{EOM}}$ marker at the message end. Recording may also be terminated by a HIGH level on PD, which will leave a set $\overline{\text{EOM}}$ marker.

Playback in Push-Button Mode

- 1) The PD pin should be LOW.
- 2) The $\text{P}/\overline{\text{R}}$ pin is taken HIGH.
- 3) The $\overline{\text{CE}}$ pin is pulsed LOW. Playback starts, $\overline{\text{EOM}}$ goes HIGH to indicate an operation in progress.
- 4) If the $\overline{\text{CE}}$ pin is pulsed LOW or an $\overline{\text{EOM}}$ marker is encountered during an operation, the part will pause. The internal address pointers are not cleared, and $\overline{\text{EOM}}$ goes back LOW. The $\text{P}/\overline{\text{R}}$ pin may be changed at this time. A subsequent Record operation would not reset the address pointers and the recording would begin where Playback ended.
- 5) $\overline{\text{CE}}$ is again pulsed LOW. Playback starts where it left off, with $\overline{\text{EOM}}$ going HIGH to indicate an operation in progress.
- 6) Playback continues as in 4) and 5) until PD is pulsed HIGH or overflow occurs.
- 7) If in overflow, pulling $\overline{\text{CE}}$ LOW will reset the address pointer and start Playback from the beginning. After a PD pulse, the part is reset to address 0.

Note : Push-button mode can be used in conjunction with modes M0, M1, and M3.

ISD1000A COMPATIBILITY

The ISD2500 Series of devices is designed to provide upward compatibility from the ISD1000A family. When designing with the ISD2500 Series, the following differences should be noted.

Addressing

The ISD2500-Series devices have 480 K storage cells designed to provide 60 seconds of storage at a sampling rate of 8.0 KHz. This is approximately four times the storage of the ISD1000A family. To enable the same addressing resolution, two additional address pins have been added. The address space of each device is divisible into 600 increments with valid addressing from 00 to 257 Hex. Some higher addresses are mapped into the Operational Modes. All other addresses are invalid.

Overflow

The ISD1000A family combined two functions on the $\overline{\text{EOM}}$ pin: end-of-message indication and overflow. The ISD2500 Series separates these two functions. Pin 25 remains as $\overline{\text{EOM}}$, but outputs only the $\overline{\text{EOM}}$ signal indication. Pin 22 becomes $\overline{\text{OVF}}$ and pulses LOW only when the device reaches its end of memory, or is "full." This change allows easy message cueing and addressability across device boundaries. This also means that the M2 operational mode found in the ISD1000A family is not implemented in the ISD2500 Series.

Push-Button Mode

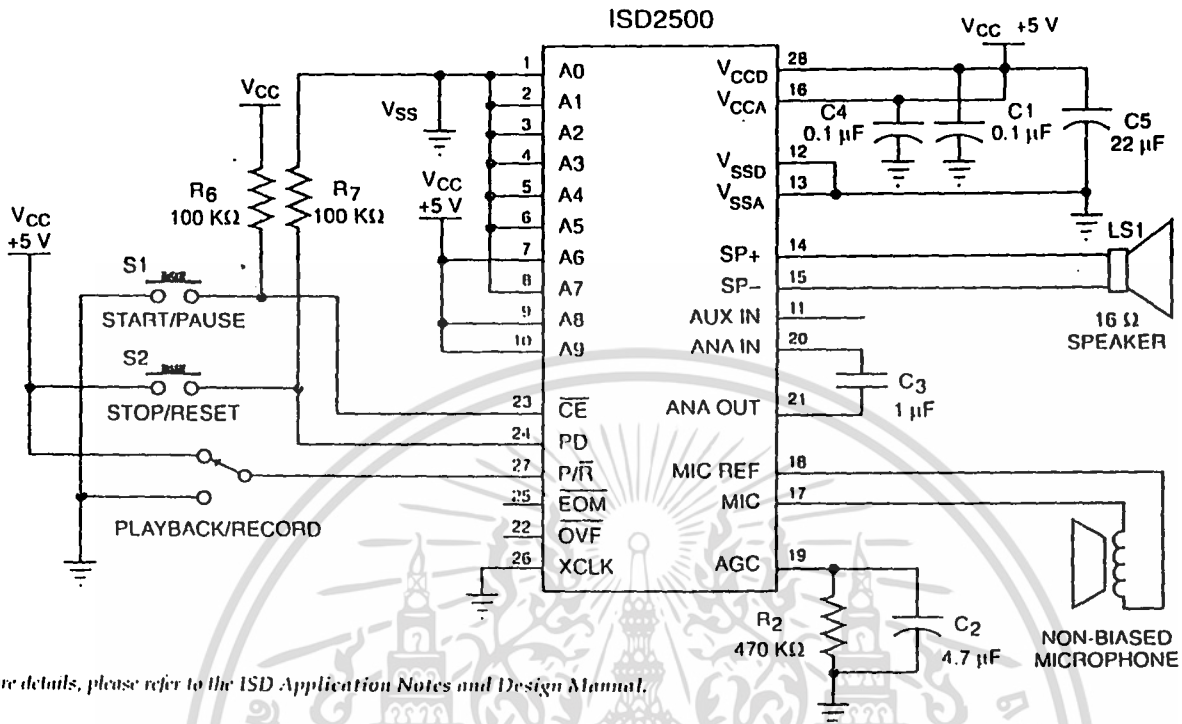
The ISD2500 Series includes an additional Operational Mode called Push-Button mode. This provides an alternative interface to the Record and Playback functions of the part. The $\overline{\text{CE}}$ and PD pins become redefined as edge-activated "push-buttons." A pulse on $\overline{\text{CE}}$ initiates a cycle, and if triggered again, pauses the current cycle without resetting the address pointer (i.e., a Start or Pause function). PD stops any current cycle and resets the address pointer to the beginning of the message space (i.e., a Stop and Reset function). Additionally, the $\overline{\text{EOM}}$ pin functions as an active-HIGH run indicator, and can be used to drive an LED indicating a Record or Playback operation is in progress. Devices in the Push-Button mode cannot be cascaded.

Looping Mode

The ISD2500 Series can loop with a message that completely fills the memory space.

Note: Additional descriptions of ISD1000A device functionality and application examples are provided in the ISD Application Notes and Design Manual.

APPLICATION EXAMPLE - PUSH-BUTTON



For more details, please refer to the ISD Application Notes and Design Manual.

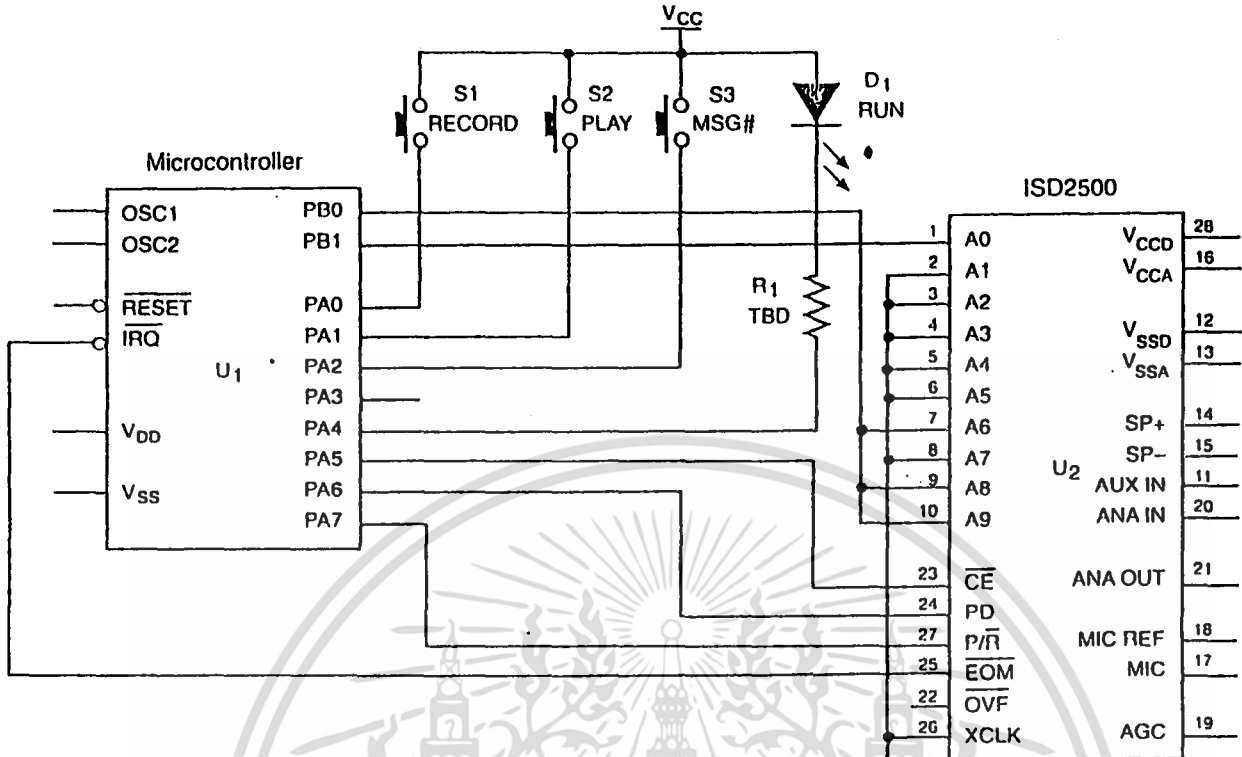
APPLICATION EXAMPLE - PUSH-BUTTON CONTROL

APPLICATION EXAMPLE - PASSIVE COMPONENT FUNCTIONS

Control Step	Function	Action
1	Select record/playback mode	P/R = As desired
2A	Begin playback	P/R = HIGH CE = Pulsed LOW
2B	Begin record	P/R = LOW CE = Pulsed LOW
3	Pause record or playback	CE = Pulsed LOW
4A	End playback	Automatic at EOM marker or PD Pulsed HIGH
4B	End record	PD = Pulsed HIGH

Part	Function	Comments
R2	Release time constant	Sets release time for AGC
C2	Attack/Release time constant	Sets attack/release time for AGC
C3	Low-frequency cutoff capacitor	Provides additional pole for low-frequency cutoff
R6, R7	Pull-up and pull-down resistors	Defines static state of inputs
C1, C4, C5	Power supply capacitors	Filters and bypass of power supply

APPLICATION EXAMPLE - MICROCONTROLLER/ISD2500 INTERFACE

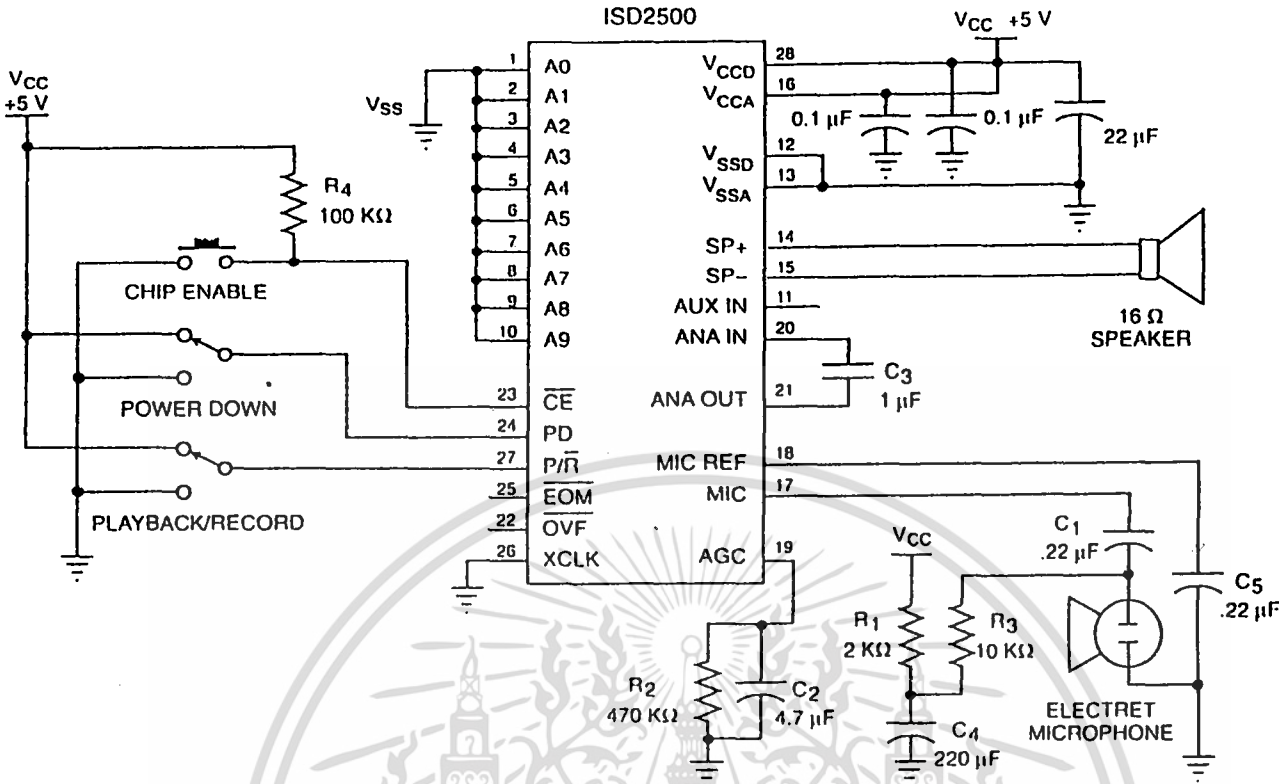


For more details, please refer to the ISD Application Notes and Design Manual.

EXPLANATION

In this simplified block diagram of a microcontroller application, the Push-Button mode and message cueing are used. The microcontroller is a 16-pin version with enough port pins for buttons, an LED, and the ISD2500-Series device. The software can be written to use three buttons: one each for play and record, and one for message selection. Because the microcontroller is interpreting the buttons and commanding the ISD2500 device, software can be written for any functions desired in a particular application.

APPLICATION EXAMPLE - DESIGN SCHEMATIC



Note: If desired, pin 18 may be left unconnected (microphone preamplifier noise will be higher). In this case, pin 18 must not be tied to any other signal or voltage. For more details, please refer to the ISD Application Notes and Design Manual.

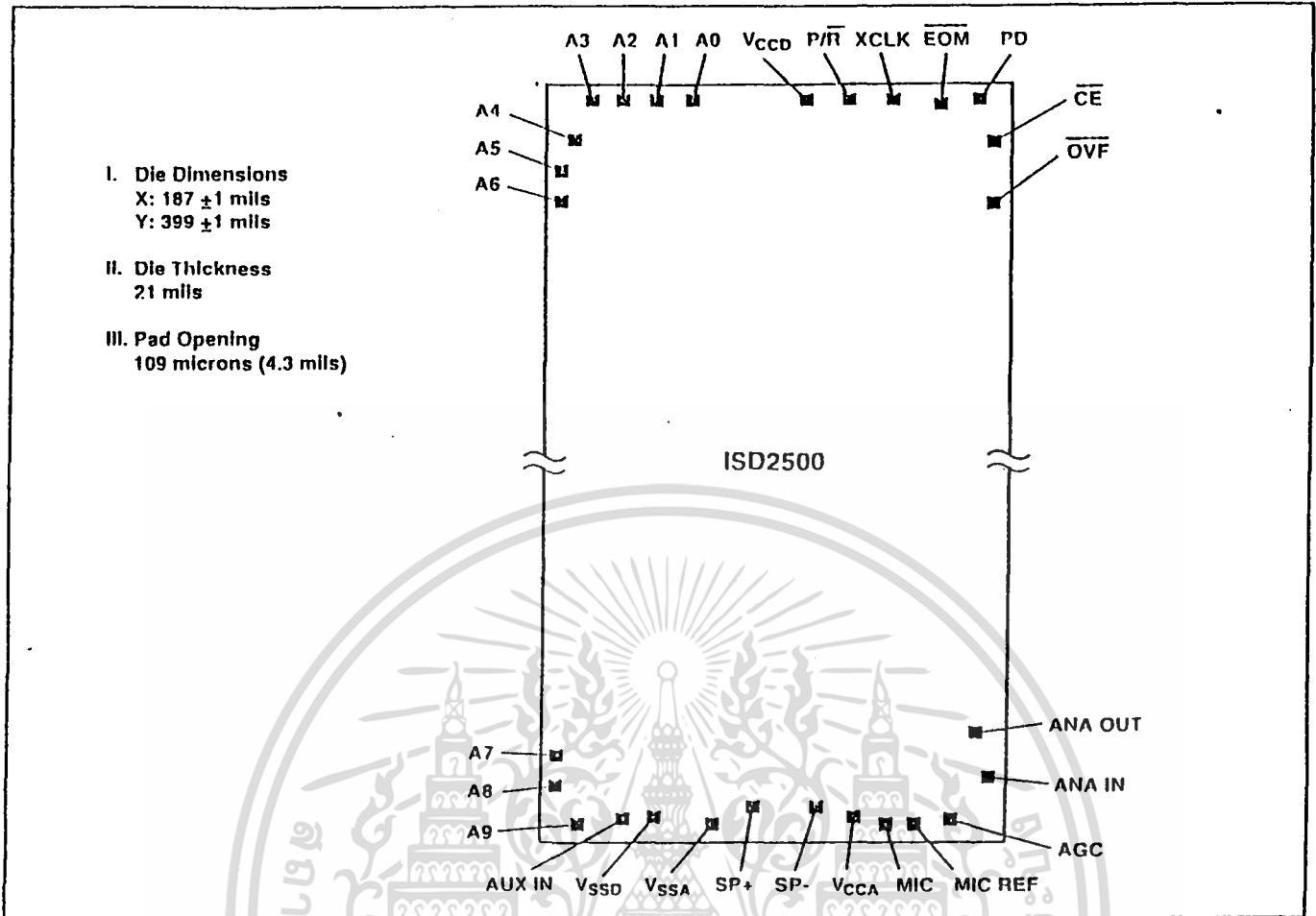
APPLICATION EXAMPLE - BASIC DEVICE CONTROL

Control Step	Function	Action
1	Power up chip and select record/playback mode	1. PD = LOW 2. P/\overline{R} = As desired
2	Set message address for record/playback	Set addresses A0-A7
3A	Begin playback	P/\overline{R} = HIGH \overline{CE} = Pulsed LOW
3B	Begin record	P/\overline{R} = LOW \overline{CE} = LOW
4A	End playback	Automatic
4B	End record	PD or \overline{CE} = HIGH

APPLICATION EXAMPLE - PASSIVE COMPONENT FUNCTIONS

Part	Function	Comments
R1	Microphone power supply decoupling	Reduces power supply noise
R2	Release time constant	Sets release time for AGC
R3	Microphone biasing resistor	Provides biasing for microphone operation
C1	Microphone DC-blocking capacitor. Low-frequency cutoff	Decouples microphone bias from chip. Provides single-pole low-frequency cutoff
C2	Attack/Release time constant	Sets attack/release time for AGC
C3	Low-frequency cutoff capacitor	Provides additional pole for low-frequency cutoff
C4	Microphone power supply decoupling network	Reduces power supply noise
C5	Common-mode capacitor	Provides common-mode noise rejection

DIE BONDING PHYSICAL LAYOUT



- I. Die Dimensions
X: 187 ± 1 mils
Y: 399 ± 1 mils
- II. Die Thickness
21 mils
- III. Pad Opening
109 microns (4.3 mils)

PIN/PAD DESIGNATIONS

Pin	Pin Name	X Axis	Y Axis	Pin	Pin Name	X Axis	Y Axis
A0	Address 0	-1148.9	-4898.2	SP-	Speaker Output -	425.6	-4790.8
A1	Address 1	-1406.9	-4898.2	VCCA	VCC Analog Power Supply	865.1	-4848.3
A2	Address 2	-1661.9	-4898.2	MIC	Microphone Input	1320.7	-4897.3
A3	Address 3	-1916.9	-4898.2	MIC REF	Microphone Reference	1605.1	-4897.3
A4	Address 4	-2069.9	-4608.2	AGC	Automatic Gain Control	1877.6	-4871.3
A5	Address 5	-2194.9	-4358.2	ANA IN	Analog Input	2202.11	-4269.8
A6	Address 6	-2194.9	-4108.2	ANA OUT	Analog Output	2123.1	-3910.8
A7	Address 7	-2194.9	-4212.3	OVF	Overflow Output	2142.6	4154.7
A8	Address 8	-2194.9	-4456.3	CE	Chip Enable Input	2202.1	4558.7
A9	Address 9	-2076.4	-4897.3	PD	Power Down Input	2048.1	4898.2
AUX IN	Auxiliary Input	-1607.9	-4868.3	EOM	End of Message	1648.1	4865.7
VSSD	VSS Digital Power Supply	-1343.9	-4850.8	XCLK	External Clock	1221.1	4898.2
VSSA	VSS Analog Power Supply	-551.9	-4884.8	P/R	Playback/Record	965.6	-4898.2
SP+	Speaker Output +	-111.4	-4790.8	VCCD	VCC Digital Power Supply	646.1	4895.7

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

Condition	Value
Temperature under bias	-65° C to +125° C
Storage temperature range	-65° C to +150° C
Voltage applied to any pin	(V _{SS} - 0.3 V) to (V _{CC} + 0.3 V)
Voltage applied to any pin (Input current limited to ± 20 mA)	(V _{SS} - 1.0 V) to (V _{CC} + 1.0 V)
Lead temperature (soldering - 10 seconds)	300° C
V _{CC} - V _{SS}	- 0.3 V to + 7.0 V

Stresses above those listed may cause permanent damage to the device. Exposure to the absolute maximum ratings may affect device reliability. Functional operation is not implied at these conditions.

DC PARAMETERS

Operating Conditions: T_A = 0° C to 70° C ⁽⁴⁾, V_{CC} = 4.5 V to 6.5 V ⁽⁵⁾, V_{SS} = 0 V ⁽⁶⁾; unless otherwise noted

Symbol	Parameters	Min	Typ ⁽¹⁾	Max	Units	Conditions
V _{IL}	Input Low Voltage			0.8	V	
V _{IH}	Input High Voltage	2.0			V	
V _{OL}	Output Low Voltage			0.4	V	I _{OL} = 4.0 mA
V _{OHI}	Output High Voltage	V _{CC} - 0.4			V	I _{OHI} = - 10 μA
V _{OHI1}	OVF Output High Voltage	2.4			V	I _{OHI} = - 1.6 mA
V _{OHI2}	EQM Output High Voltage		V _{CC} - 1.0		V	I _{OHI} = - 3.2 mA
I _{CC}	V _{CC} Current (Operating)		25	30	mA	R _{EXT} = ∞ ⁽⁷⁾
I _{SB}	V _{CC} Current (Standby)		1	10	μA	⁽⁷⁾
I _{IL}	Input Leakage Current			±1	μA	
R _{EXT}	Output Load Impedance	16			Ω	Speaker Load
R _{MIC}	Preamp In Input Resistance		10		KΩ	Pins 17, 18
R _{AUX}	Aux Input Resistance		10		KΩ	
R _{ANA IN}	Ana In Input Resistance		3.0		KΩ	
A _{PRE1}	Preamp Gain 1		24		dB	A _{CC} = 0.0 V
A _{PRE2}	Preamp Gain 2		-15	5	dB	A _{CC} = 2.5 V
A _{AUX}	Aux In/SP+ Gain		0.98	1.0	V/V	
A _{ARP}	Ana In to SP+/-		22		dB	
R _{ACC}	ACC Output Resistance		5		KΩ	

Notes: 1. Typical values @ T_A = 25° C and 5.0 V.

2. With 12 KΩ series resistor at ANA IN.

3. Low-frequency cutoff depends upon value of external capacitors (see Pin Descriptions).

4. Case temperature.

5. V_{CC} = V_{CCA} = V_{CCD}.

6. V_{SS} = V_{SSA} = V_{SSD}.

7. V_{CCA} and V_{CCD} connected together.

AC PARAMETERS

Operating Conditions: $T_A = 0^\circ\text{C}$ to 70°C ⁽¹⁾, $V_{CC} = 4.5\text{ V}$ to 6.5 V ⁽⁵⁾, $V_{SS} = 0\text{ V}$ ⁽⁶⁾; unless otherwise noted

Symbol	Characteristic	Min	Typ ⁽¹⁾	Max	Units	Conditions
THD	Total Harmonic Distortion		1		%	@ 1 KHz ⁽²⁾
P_{OUT}	Speaker Output Power		12.2	50	mW	$R_{EXT} = 16\ \Omega$ ⁽⁸⁾
V_{OUT}	Voltage Across Speaker Pins			2.5	V p-p	$R_{EXT} = 600\ \Omega$
V_{IN1}	Mic Input Voltage			20	mV	Peak-to-Peak ⁽²⁾
V_{IN2}	Ana In Input Voltage			50	mV	Peak-to-Peak
V_{IN3}	Aux In Input Voltage			1.25	V	Peak-to-Peak; $R_{EXT} = 16\ \Omega$
T_{SET}	Control/Address Setup Time		300		nsec	
T_{HOLD}	Control/Address Hold Time		0		nsec	
T_{CE}	\overline{CE} Pulse Width		100		nsec	
T_{PU}	Power-Up Delay	- ISD2545	18.75		msec	
		- ISD2560	25		msec	
		- ISD2575	31.25		msec	
		- ISD2590	37.5		msec	
T_{EOM}	\overline{EOM} Pulse Width	- ISD2545	9.375		msec	
		- ISD2560	12.5		msec	
		- ISD2575	15.625		msec	
		- ISD2590	18.75		msec	
T_{PDR}	PD Pulse Width Record	- ISD2545	18.75		msec	
		- ISD2560	25		msec	
		- ISD2575	31.25		msec	
		- ISD2590	37.5		msec	
T_{PDP}	PD Pulse Width Play	- ISD2545	9.375		msec	
		- ISD2560	12.5		msec	
		- ISD2575	15.625		msec	
		- ISD2590	18.75		msec	
T_{PDS} ⁽⁹⁾	PD Pulse Width Static		100		nsec	
T_{PDH}	Power Down Hold		0		nsec	
T_{OVI}	Overflow Pulse Width		10		μsec	

Notes: 1. Typical values @ $T_A = 25^\circ\text{C}$ and 5.0 V.

2. With 12 K Ω series resistor at ANA IN. Required for 6.5 V operation to minimize distortion.

3. Low-frequency cutoff depends upon value of external capacitors (see Pin Descriptions).

4. Case temperature.

5. $V_{CC} = V_{CCA} = V_{CCD}$.

6. $V_{SS} = V_{SSA} = V_{SSD}$.

7. V_{CCA} and V_{CCD} connected together.

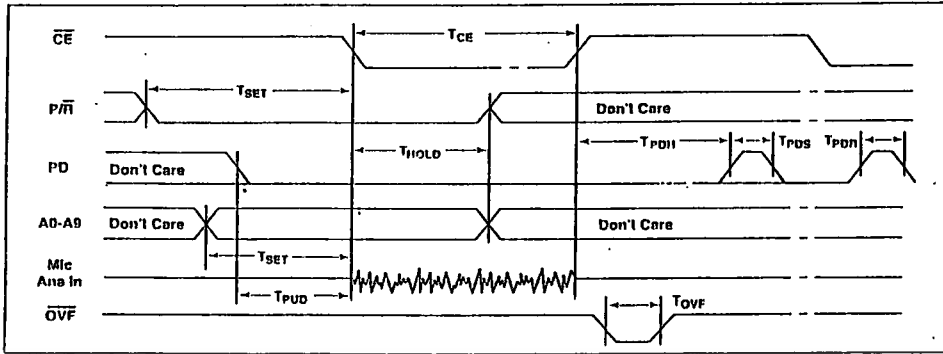
8. From AUX IN; if ANA IN is driven at 50 mV p-p, the $P_{OUT} = 12.2\text{ mW}$, typical.

9. T_{PDS} is required during a static condition, typically overflow.

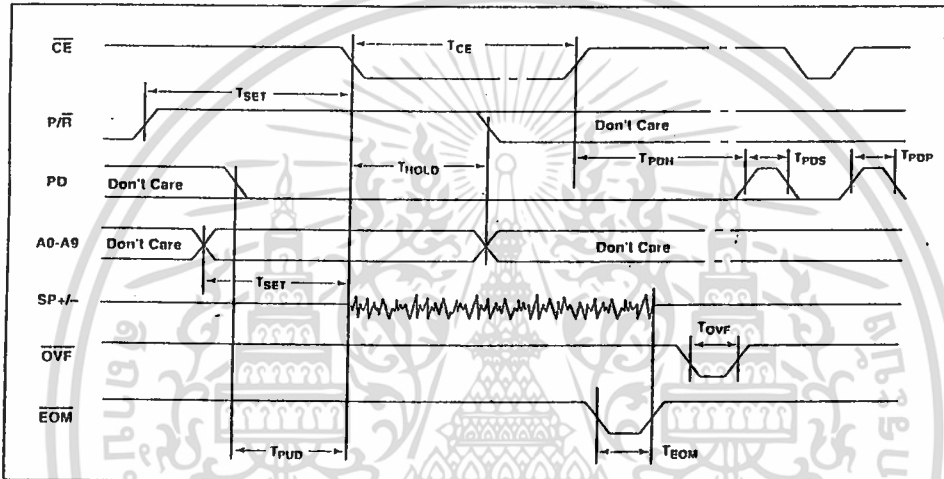
เอกสารนี้เป็นเอกสารของบริษัทและจะยังคงเป็นทรัพย์สินของบริษัทต่อไป ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TIMING DIAGRAMS (ISD2500 SERIES)

RECORD



PLAYBACK



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

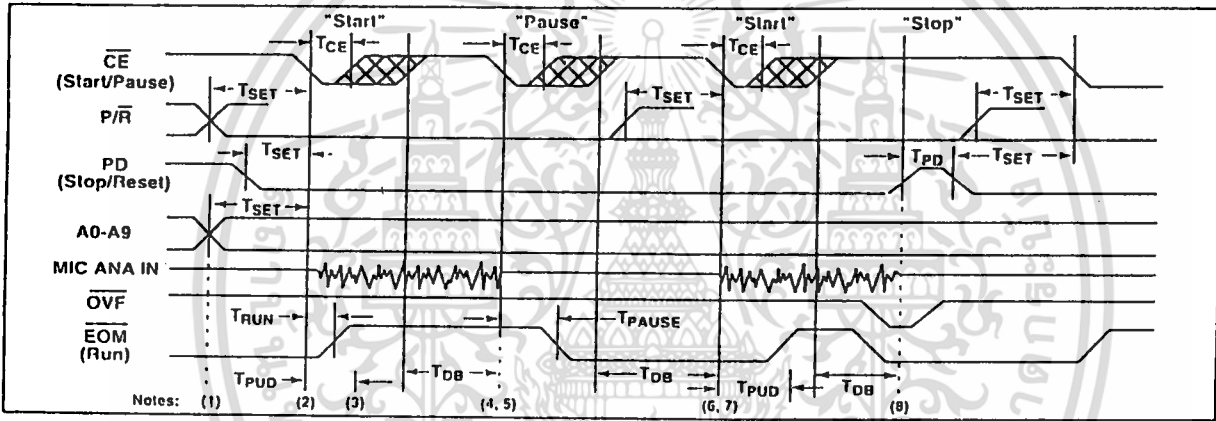


PUSH-BUTTON AC PARAMETERS

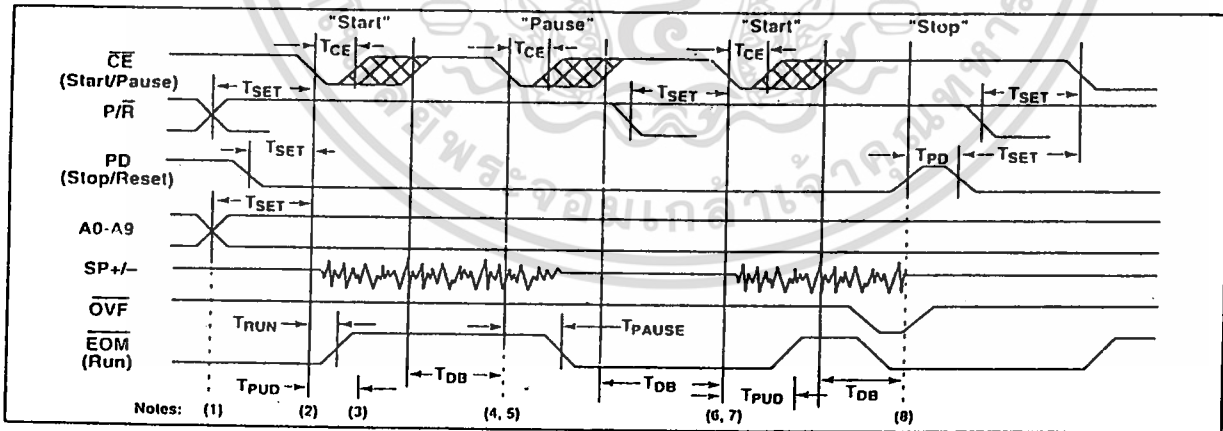
Symbol	Characteristic	Min	Typ ⁽¹⁾	Max	Units	Conditions
T _{CE}	\overline{CE} Pulse Width [Start/Pause]		300		nsec	
T _{SET}	Control/Address Setup Time		300		nsec	
T _{PUD}	Power-Up Delay - ISD2545 - ISD2560 - ISD2575 - ISD2590		18.75 25 31.25 37.25		msec msec msec msec	
T _{PD}	PD Pulse Width [Stop/Reset]		300		nsec	
T _{RUN}	\overline{CE} to \overline{EOM} HIGH	25		400	nsec	
T _{PAUSE}	\overline{CE} to \overline{EOM} LOW	50		400	nsec	
T _{DB}	\overline{CE} HIGH Debounce	50 70 85 105		80 105 135 160	msec msec msec msec	

Notes: 1. Typical values @ T_A = 25° C and 5.0 V.

TIMING DIAGRAMS (ISD2500 SERIES)
PUSH-BUTTON MODE RECORD



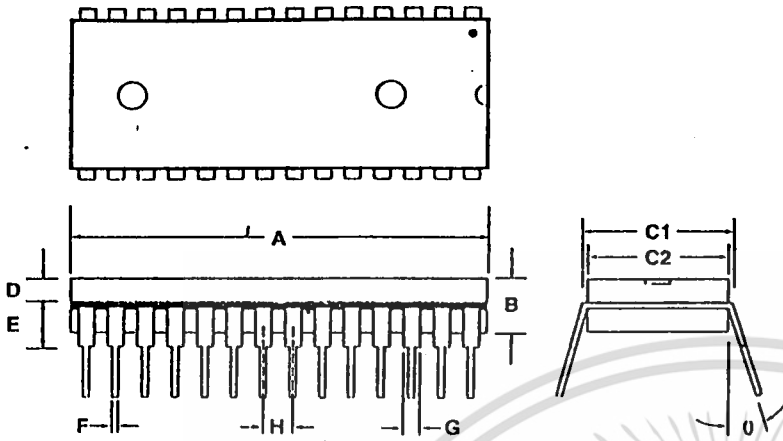
PUSH-BUTTON MODE PLAYBACK



- Notes:
1. A9, A8, and A6 = 1 for push-button operation.
 2. The first \overline{CE} LOW pulse performs a Start function.
 3. The part will begin to play or record after a power-up delay T_{PUD}.
 4. The part must have \overline{CE} HIGH for a debounce period T_{DB} before it will recognize another falling edge of \overline{CE} and pause.
 5. The second \overline{CE} LOW pulse, and every even pulse thereafter, performs a Pause function.
 6. Again, the part must have \overline{CE} HIGH for a debounce period T_{DB} before it will recognize another falling edge of \overline{CE} , which would restart an operation. In addition, the part will not do an internal power down until \overline{CE} is HIGH for the T_{DB} time.
 7. The third \overline{CE} LOW pulse, and every odd pulse thereafter, performs a Resume function.
 8. At any time, a HIGH level on PD will stop the current function, reset the address counter, and power down the device.

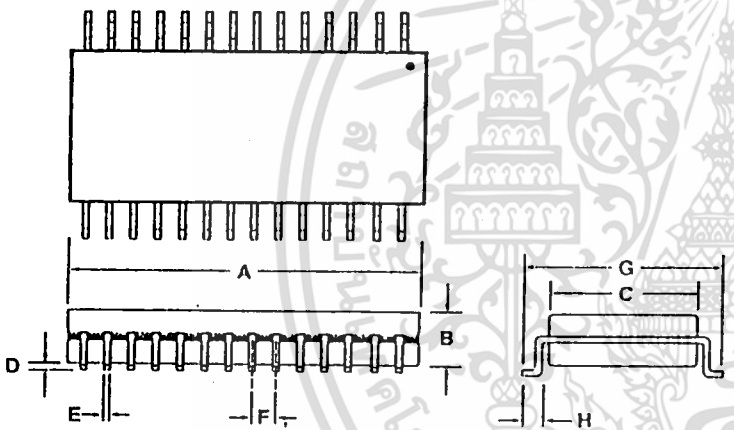
PACKAGE DIAGRAMS

28-Lead Plastic Dual In-Line Package (DIP) Type P



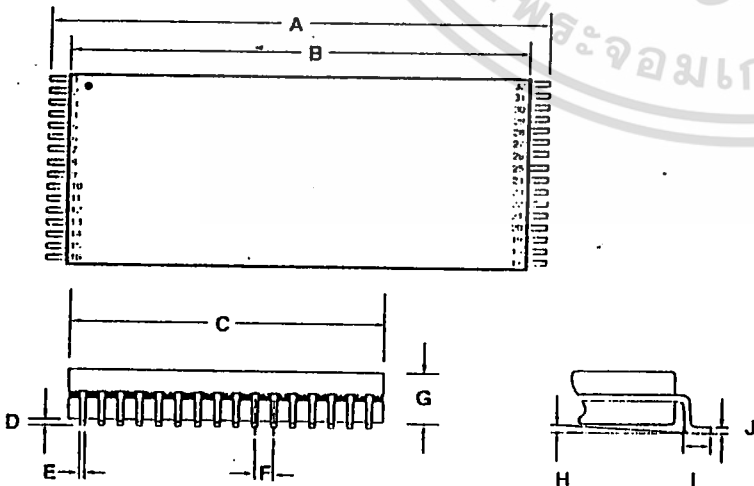
	INCHES			MILLIMETERS		
	Min	Nom	Max	Min	Nom	Max
A	1.445	1.450	1.455	36.7	36.83	36.95
B		.150			3.89	
C1	.600		.625	15.24		15.88
C2	.530	.540	.550	13.46	13.72	13.97
D	1.25	1.30	1.35	2.92	3.05	3.18
E	.125	.130	.135	3.18		3.43
F	.015	.018	.022	0.38	0.46	0.56
G	.055	.060	.065	1.40	1.52	1.65
H		.100			2.54	
0	0°	7°	15°	0°	7°	15°

28-Lead Plastic Small Outline Package (SOIC) Type J



	INCHES			MILLIMETERS		
	Min	Nom	Max	Min	Nom	Max
A	.706	.714	.718	17.93	18.14	18.24
B	.086	.088	.090	2.18	2.24	2.29
C	.340	.346	.350	8.64	8.79	8.89
D	.004	.007	.010	.102	.178	.254
E	.014	.016	.020	.360	.410	.480
F		.050			1.27	
G	.463	.470	.477	11.76	12.00	12.12
H	.020	.031	.042	.510	.790	1.07

32-Lead Thin Plastic Small Outline Package (TSOP) Type I



	INCHES			MILLIMETERS		
	Min	Nom	Max	Min	Nom	Max
A	.780	.790	.795	19.80	20.00	20.20
B	.720	.724	.728	18.30	18.40	18.50
C	.307	.315	.323	7.80	8.00	8.20
D	.000	.003	.006	0.00	0.08	0.15
E	.006	.008	.010	0.15	0.20	0.25
F		.0197			0.50	
G	.037	.039	.041	0.95	1.00	1.05
H	0°	3°	5°	0°	3°	5°
I	.016	.020	.024	0.40	0.50	0.60
J	.004	.006	.008	0.10	0.15	0.20



MITEL

ISO²-CMOS MT8870D/MT8870D-1 Integrated DTMF Receiver

9161-002-162-NA

ISSUE 2

July 1993

Features

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

Applications

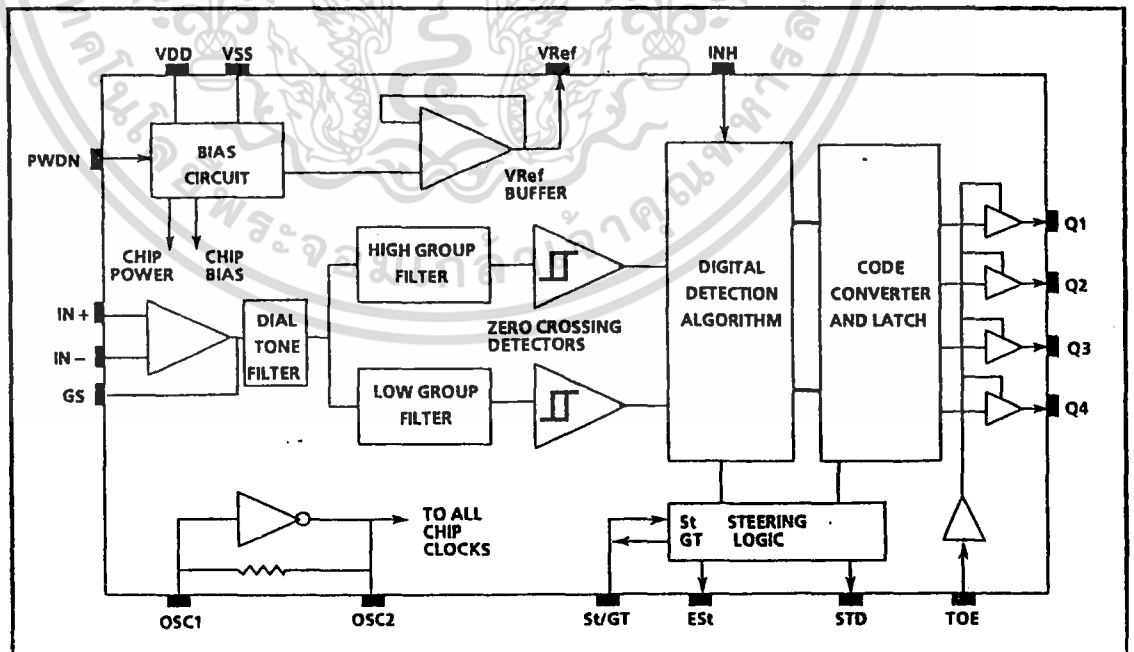
- Receiver system for British Telecom (BT) or CEPT Spec (MT8870D-1)
- Paging systems
- Repeater systems/mobile radio
- Credit card systems
- Remote control
- Personal computers
- Telephone answering machine

Ordering Information

MT8870DE/DE-1	18 Pin Plastic DIP
MT8870DC/DC-1	18 Pin Ceramic DIP
MT8870DS/DS-1	18 Pin SOIC
-40 °C to +85 °C	

Description

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



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MT8870D/MT8870D-1 ISO²-CMOS

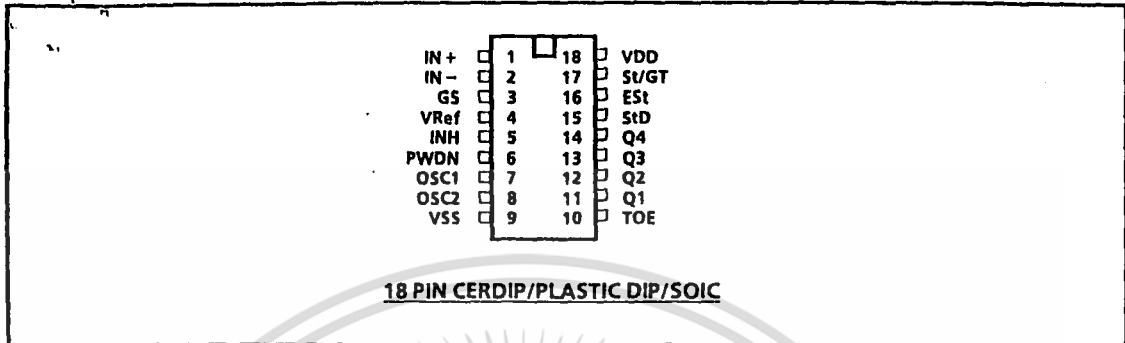


Figure 2 - Pin Connections

Pin Description

Pin #	Name	Description
1	IN +	Non-inverting Op-Amp (Input).
2	IN -	Inverting Op-Amp (Input).
3	GS	Gain Select. Gives access to output of front end differential amplifier for connection of feedback resistor.
4	V _{Ref}	Reference Voltage (Output), Nominally V _{DD} /2 is used to bias inputs at mid-rail (see Fig. 6 and Fig. 10).
5	INH	Inhibit (Input). Logic high inhibits the detection of tones representing characters A, B, C and D. This pin input is internally pulled down.
6	PWDN	Power Down (Input). Active high. Powers down the device and inhibits the oscillator. This pin input is internally pulled down.
7	OSC1	Clock (Input).
8	OSC2	Clock (Output). A 3.579545 MHz crystal connected between pins OSC1 and OSC2 completes the internal oscillator circuit.
9	V _{SS}	Ground (Input). 0V typical.
10	TOE	Three State Output Enable (Input). Logic high enables the outputs Q1-Q4. This pin is pulled up internally.
11-14	Q1-Q4	Three State Data (Output). When enabled by TOE, provide the code corresponding to the last valid tone-pair received (see Table 1). When TOE is logic low, the data outputs are high impedance.
15	StD	Delayed Steering (Output). Presents a logic high when a received tone-pair has been registered and the output latch updated; returns to logic low when the voltage on St/GT falls below V _{TSt} .
16	Est	Early Steering (Output). Presents a logic high once the digital algorithm has detected a valid tone pair (signal condition). Any momentary loss of signal condition will cause Est to return to a logic low.
17	St/GT	Steering Input/Guard time (Output) Bidirectional. A voltage greater than V _{TSt} detected at St causes the device to register the detected tone pair and update the output latch. A voltage less than V _{TSt} frees the device to accept a new tone pair. The GT output acts to reset the external steering time-constant; its state is a function of Est and the voltage on St.
18	V _{DD}	Positive power supply (Input). +5V typical.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Functional Description

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

Filter Section

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

Decoder Section

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

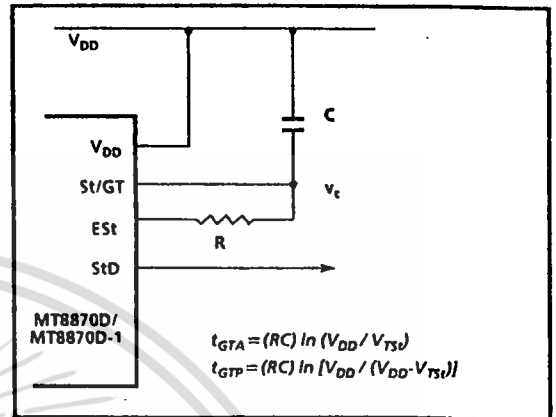
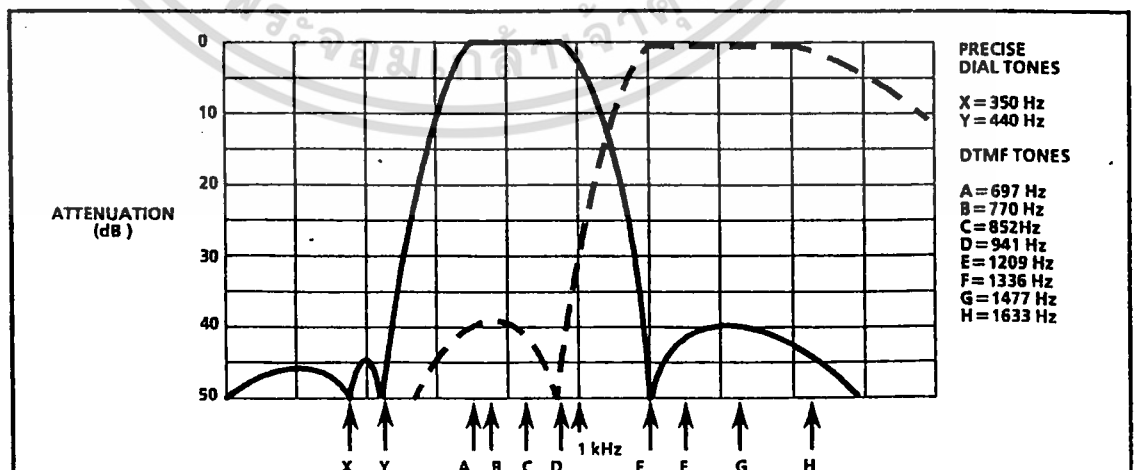


Figure 4 - Basic Steering Circuit

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

Steering Circuit

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



MT8870D/MT8870D-1 ISO²-CMOS

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

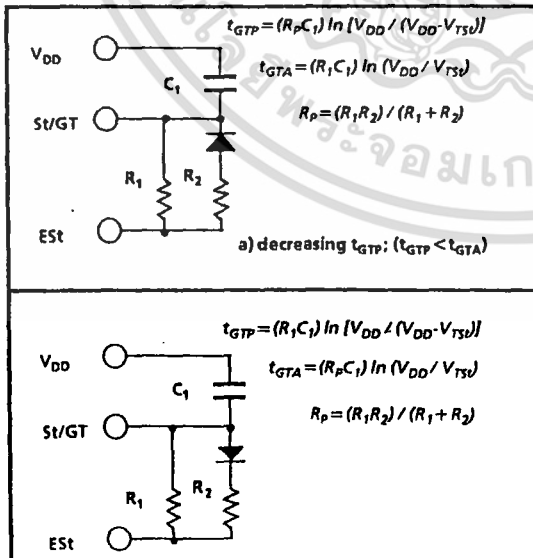
Guard Time Adjustment

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

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

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

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



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

Table 1 - Functional Decode Table

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

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

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

Power-down and Inhibit Mode

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

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

Differential Input Configuration

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

Crystal Oscillator

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

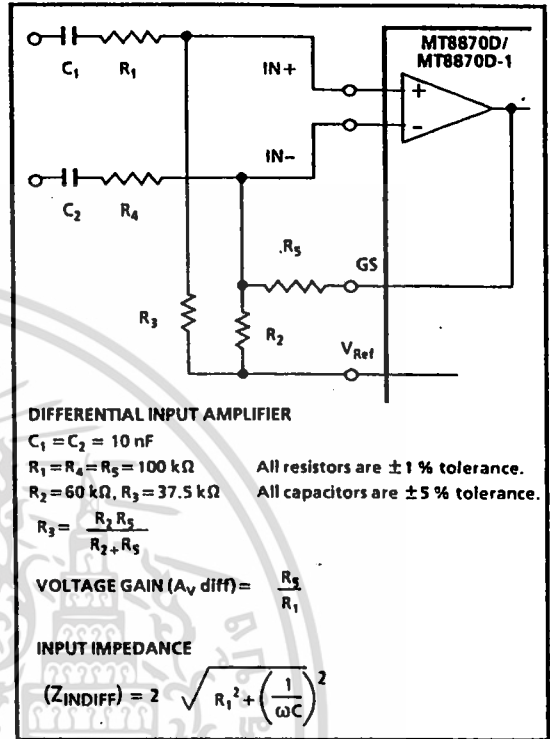


Figure 6 - Differential Input Configuration

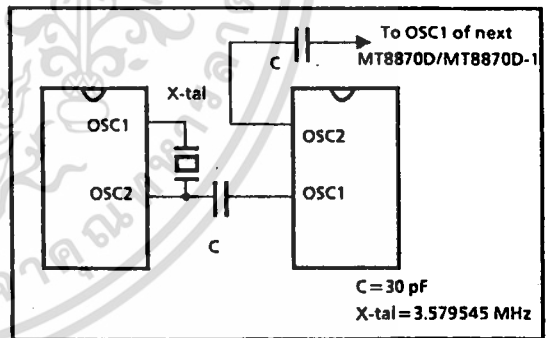


Figure 7 - Oscillator Connection

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

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

MT8870D/MT8870D-1 ISO²-CMOS

Applications

RECEIVER SYSTEM FOR BRITISH TELECOM SPEC POR 1151

The circuit shown in Fig. 9 illustrates the use of MT8870D-1 device in a typical receiver system. BT Spec defines the input signals less than -34 dBm as the non-operate level. This condition can be attained by choosing a suitable values of R_1 and R_2 to provide 3 dB attenuation, such that -34 dBm input signal will correspond to -37 dBm at the gain setting pin GS of MT8870D-1. As shown in the diagram, the component values of R_3 and C_2 are the guard time requirements when the total component tolerance is 6%. For better performance, it is recommended to use the non-symmetric guard time circuit in Fig. 8.

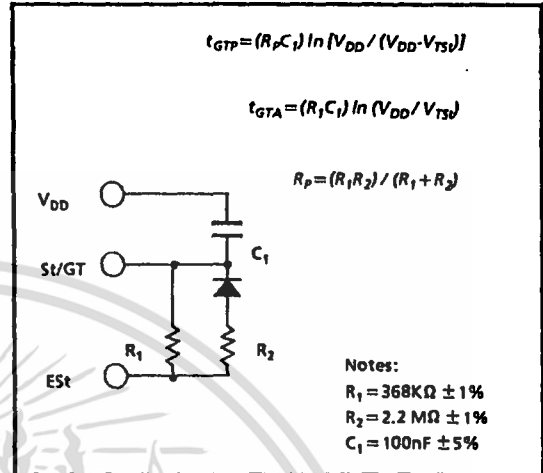


Figure 8 - Non-Symmetric Guard Time Circuit

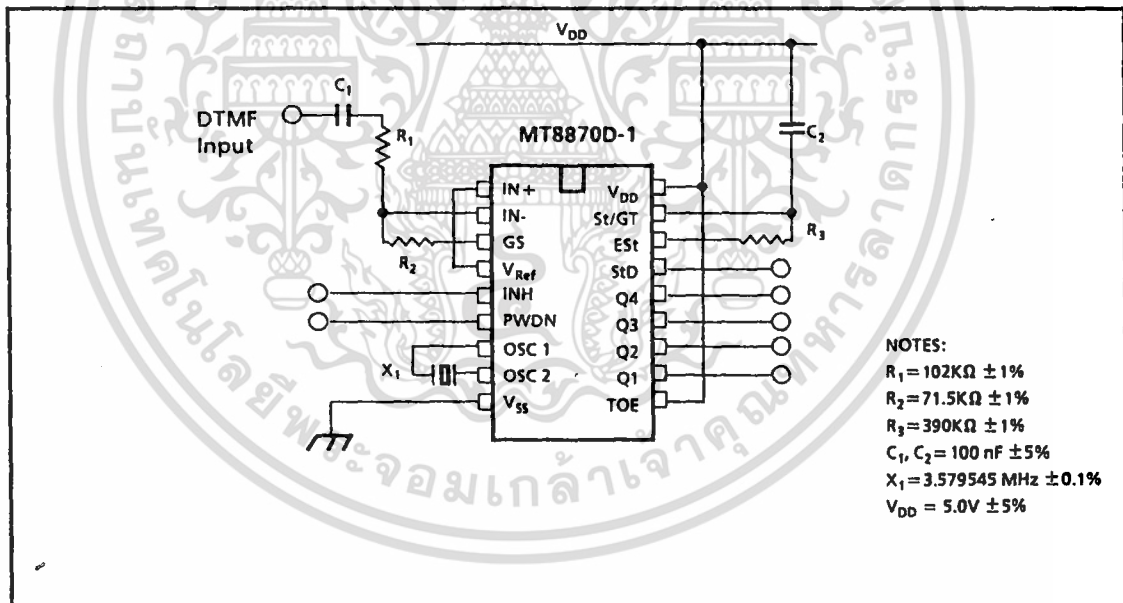


Figure 9 - Single-Ended Input Configuration for BT or CEPT Spec

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ISO²-CMOS MT8870D/MT8870D-1

Absolute Maximum Ratings¹

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

¹Exceeding these values may cause permanent damage. Functional operation under these conditions is not implied. Derate above 75 °C at 16 mW / °C. All leads soldered to board.

Recommended Operating Conditions - Voltages are with respect to ground (V_{SS}) unless otherwise stated.

	Parameter	Sym	Min	Typ ^a	Max	Units	Test Conditions
1	DC Power Supply Voltage	V _{DD}	4.75	5.0	5.25	V	
2	Operating Temperature	T _O	-40		+85	°C	
3	Crystal/Clock Frequency	f _c		3.579545		MHz	
4	Crystal/Clock Freq. Tolerance	Δf _c		±0.1		%	

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

DC Electrical Characteristics - V_{DD} = 5.0V ± 5%, V_{SS} = 0V, -40°C ≤ T_O ≤ +85°C, unless otherwise stated.

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

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

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MT8870D/MT8870D-1 ISO²-CMOS

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

Gain Setting Amplifier

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

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

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

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

* NOTES

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

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ISO²-CMOS MT8870D/MT8870D-1

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

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

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

*** NOTES**

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

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MT8870D/MT8870D-1 ISO²-CMOS

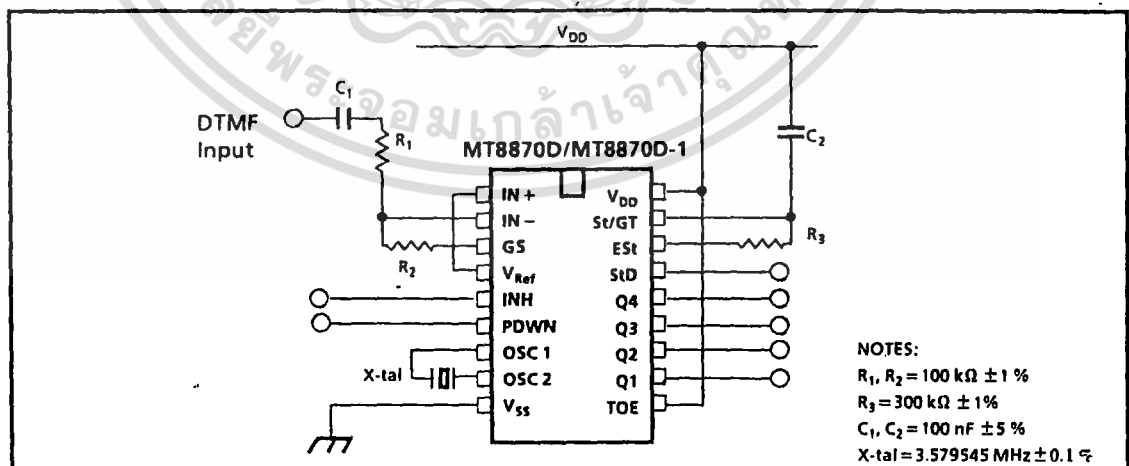
AC Electrical Characteristics - $V_{DD}=5.0V \pm 5\%$, $V_{SS}=0V$, $-40^\circ C \leq T_o \leq +85^\circ C$, using Test Circuit shown in Figure 10.

	Characteristics	Sym	Min	Typ [‡]	Max	Units	Conditions
T I M I N G	Tone present detect time	t_{DP}	5	11	14	ms	Note 1
	Tone absent detect time	t_{DA}	0.5	4	8.5	ms	Note 1
	Tone duration accept	t_{REC}			40	ms	Note 2
	Tone duration reject	$t_{RE\bar{C}}$	20			ms	Note 2
	Interdigit pause accept	t_{ID}			40	ms	Note 2
	Interdigit pause reject	t_{DO}	20			ms	Note 2
O U T P U T S	Propagation delay (St to Q)	t_{PQ}		8	11	μs	TOE = V_{DD}
	Propagation delay (St to StD)	t_{PStD}		12	16	μs	TOE = V_{DD}
	Output data set up (Q to StD)	t_{QStD}		3.4		μs	TOE = V_{DD}
	Propagation delay (TOE to Q ENABLE)	t_{PTE}		50		ns	load of 10 k Ω , 50 pF
	Propagation delay (TOE to Q DISABLE)	t_{PTD}		300		ns	load of 10 k Ω , 50 pF
P D W N	Power-up time	t_{PU}		30		ms	Note 3
	Power-down time	t_{PD}		20		ms	
C L O C K	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	DCCL	40	50	60	%	Ext. clock
	Capacitive load (OSC2)	C_{LO}			30	pF	

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

***NOTES:**

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



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่วารณใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ISO²-CMOS MT8870D/MT8870D-1

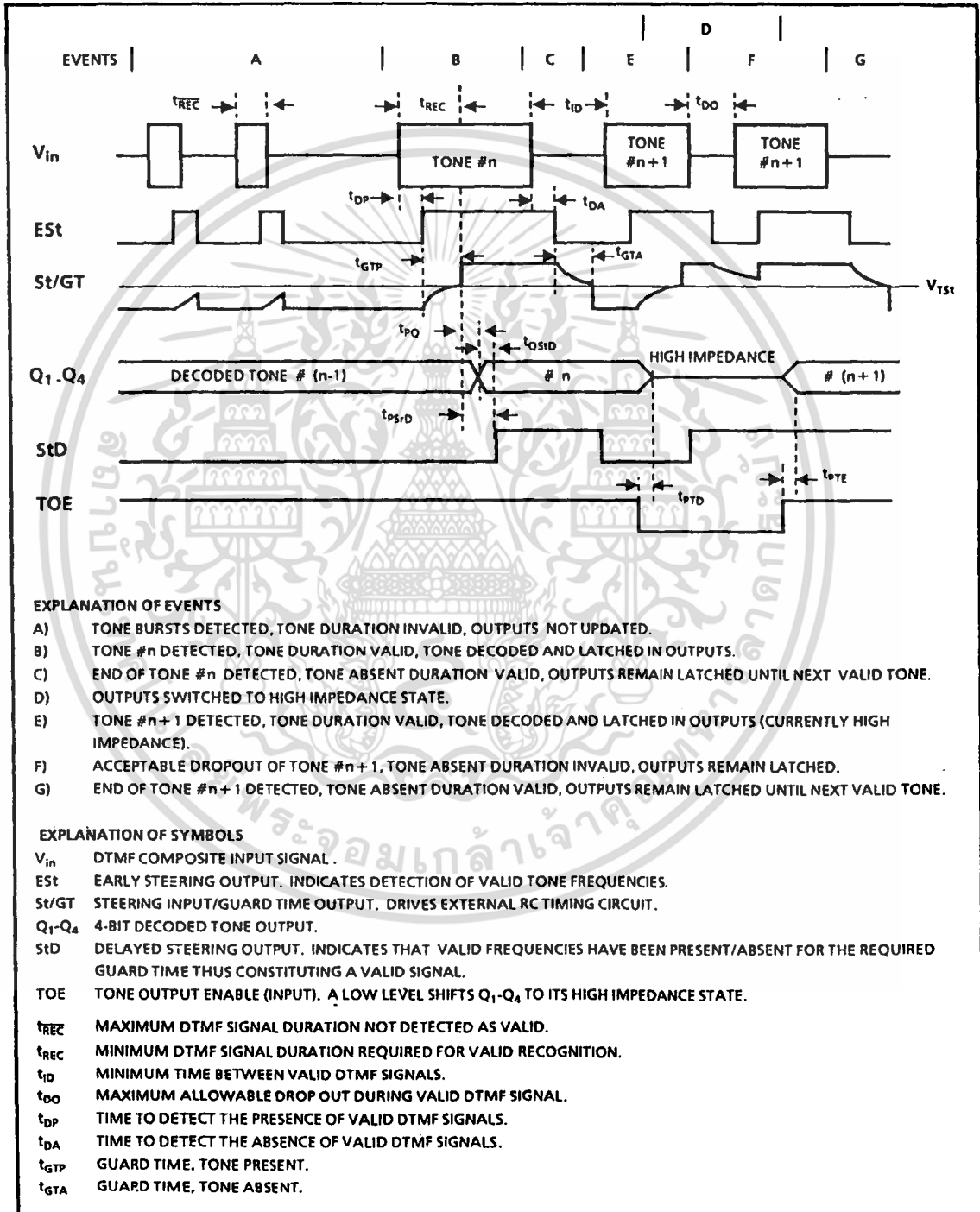


Figure 11- Timing Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Advance Information

Pulse/Tone Repertory Dialer
Low Power Silicon-Gate CMOS

The MC145412/13 and MC145612 are silicon gate, monolithic CMOS integrated circuits which convert keyboard inputs into either pulse or DTMF outputs. They are packaged in a standard 18 pin (0.3" wide) plastic DIP.

- 3 x 4 or 4 x 4 Keyboard Compatibility Which Allows the Use of 2-of-7, 2-of-8, or Form A Type Keyboards
- MC145413 Adds Keyboard Selectable Pause Switch Function
- Single Pin Switchable Between DTMF, 10 pps and 20 pps
- 500 Hz Tone Signal Output in the Pulse Dialing Mode
- Memory Storage for Ten 18 Digit Numbers, Including Last Number Redial
- Uses 3.579545 MHz Colorburst Crystal
- Telephone Line Powered
- Silicon Gate CMOS Technology for 1.7-5.5 V Low Power Operation
- Stand Alone DTMF Dialer/Stand Alone Pulse Dialer
- Mute Output Used to Isolate Receiver from Dialing Output
- Memory Programming Options by Keyboard Configuration

MC145412
MC145413
MC145512

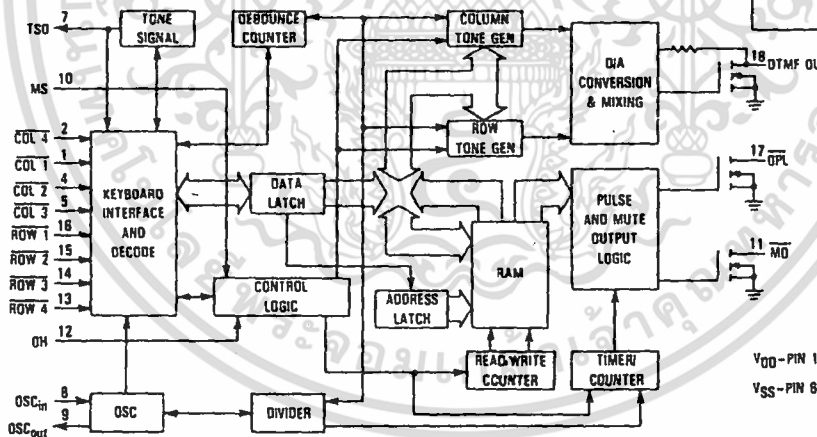


Ordering Information
 MC145 X X X X
 P Plastic
 4 40/60 M/B Ratio
 5 32/68 M/B Ratio

PIN ASSIGNMENT

V _{DD}	1	18	DTMF OUT
COL 4	2	17	OPL
COL 1	3	16	ROW 1
COL 2	4	15	ROW 2
COL 3	5	14	ROW 3
V _{SS}	6	13	ROW 4
TSO	7	12	OH
OSC _{in}	8	11	MO
OSC _{out}	9	10	MS

BLOCK DIAGRAM



This document contains information on a new product. Specifications and information herein are subject to change without notice.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MC145412, MC145413, MC145512

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS (V_{SS} = 0 V)

Parameter	Symbol	Rating	Unit
DC Supply Voltage	V _{DD}	-0.5 to +8.0	V
Operating Temperature	T _A	-30 to +60	°C
Storage Temperature	T _{stg}	-65 to +150	°C
DC Current Drain Per Pin	I	10	mA
Maximum Voltage On Any Pin Relative to V _{SS} On Any Pin Relative to V _{DD}	V _{in1} V _{in2}	-0.5 +0.5	V

ELECTRICAL CHARACTERISTICS (T_A = -30 to 60°C, V_{DD} = 2.5 V, V_{SS} = 0 V, Unless Otherwise Noted)

Characteristics	Symbol	Min	Typ	Max	Unit
DC Supply Voltage	V _{DD}	2.0	—	5.5	V
		2.5	—	5.5	
Operating Current	I _{DD}	—	0.25	0.7	mA
		—	1.0	2.0	
Memory Retention Voltage	V _{stby}	1.7	—	—	V
Memory Retention Current	I _{stby}	—	1.0	2.0	μA
		—	1.2	2.5	
Input Voltage, Row/Column/OH	V _{IL}	—	—	0.2 V _{DD}	V
	V _{IH}	0.8 V _{DD}	—	—	
Row/Column Input Impedance	Z _{in}	—	100	—	kΩ
		—	2	—	
OH Pull-Up Resistance	R	—	50	—	kΩ
Input Capacitance (All Inputs)	C _{in}	—	10	—	pF
MS Pin Input Impedance	Z _{in}	50	200	—	kΩ
Output Sink Current	I _{OL}	0.5	0.7	—	mA
		1.0	2.0	—	
		1.0	2.0	—	
		3.0	—	—	
		4.5	—	—	
TSO Output Source Current (V _{out} = 2.0 V)	I _{OH}	0.5	0.7	—	mA
Output Leakage Current	I _{lkg}	—	—	1.0	μA
DTMF Output Level Referenced to V _{DD} /2 (V _{DD} = 2.5 to 4.0 V, R _L = 600 Ω to V _{DD})	V _{out}	260	310	370	mV RMS
		330	390	460	
DTMF Output Tone Leakage (V _{DD} = 3.5, R _L = 600 Ω, 300 to 4000 Hz)		—	—	-80	dBm
DTMF Output Tone Distortion (V _{DD} = 3.5, R _L = 600 Ω, 300 to 4000 Hz)		—	—	5	%
Pre-Emphasis	I	1	2	2.5	dB
DTMF Output Leakage Current While Not Dialing Tones (V _{DD} = 2.5 V)		—	—	1.0	μA
DTMF Output Sink Current While Dialing Tones		20	—	—	μA

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SWITCHING CHARACTERISTICS (T_A = 25°C, V_{DD} = 2.5 V, Osc. Freq. = 3.579545 MHz, Unless Otherwise Noted)

Characteristics	Symbol	Min	Typ	Max	Unit
Row/Column Scan Frequency	f	—	250	—	Hz
Key Debounce Time	t _{DB}	16	—	20	ms
DTMF Tone Duration for Keypad Dialing	t _{w1}	60	78	—	ms
DTMF Tone Duration for Memory Dialing	t _{w2}	90	102	110	ms
Inter-Digit Pause Time	DTMF (Memory Dialing) t _{ID}	90	98	110	ms
		Pulse 10 pps 20 pps	0.8 0.4	1.0 0.5	1.2 0.6
MS Pin Scan Rate	t _{rms}	—	1	—	kHz
Make/Break Ratio (MS = Open or V _{DD})	MC145412/13	MBR	40/60	—	%
	MC145512	—	32/68	—	—
Outputting Rate	MS = Open	t _{OPL}	10	—	pps
	MS = V _{DD}	—	20	—	—
MUTE Output (\overline{MO}) Overlap Time	t _{MO}	—	2	—	ms
TSO Output Frequency	f _{TSO}	—	500	—	Hz
TSO Output Duration	t _{TSO}	35	—	40	ms
DTMF Cycle Time	(Memory Dialing)	—	5	—	tones/s
	(Keypad Dialing)	—	10	—	—
DTMF Frequency Deviation	—	—	—	+1.0	%
Predigit Mute	MC145412/13 Pulse 10 pps 20 pps	t _d	40	—	ms
		—	20	—	—
	MC145512 Pulse 10 pps 20 pps	—	32	—	—
		—	16	—	—
DTMF	—	1	—	—	

PIN DESCRIPTIONS

V_{DD}, V_{SS}—POWER SUPPLY (PIN 1, PIN 6)

DC power is supplied to the part on these two pins, with V_{DD} being the most positive. Permissible ranges are from 1.7 to 5.5 V.

MS—MODE SELECT (PIN 10)

The MS pin is a three state input for switching between DTMF, 10 pps, and 20 pps dialing modes. Mode selection is done during the first key entry debounce period after the dialer has completed a dialing sequence or has just come off hook. When this pin is not scanned it is high impedance.

This pin is a combination input and weak output. The input circuitry has the capability to determine each of these three states. When the pin is open the weak driver will be able to clock the pin at 1 kHz. The relationship between pin input voltage and operating mode is shown in Table 1 below.

Table 1. Mode Select Options

MS	Dialing Mode
V _{DD}	20 pps Pulse Dialing
Open	10 pps Pulse Dialing
V _{SS}	DTMF Dialing

OH—ON-HOOK (PIN 12)

Connecting the OH pin to V_{DD}, or allowing it to float sets the device in the on-hook mode. Connecting this pin to V_{SS} selects the off-hook mode. When in the on-hook mode, memory can be programmed without a dialing output.

TSO—TONE SIGNAL OUTPUT (PIN 7)

TSO emits 500 Hz tone signals after valid key inputs are accepted providing audio feedback for key depressions, except when DTMF tones are generated. This pin also outputs a tone during on-hook programming.

DTMF OUT—DUAL TONE MULTIFREQUENCY OUTPUT (PIN 18)

When the MS pin is set to V_{SS} the DTMF OUT pin outputs tones corresponding to the row and column of the key depressed. Simultaneously depressing two or more keys in a single row (or column) will generate the corresponding row (or column) tone on 4 x 4 keypad mode only.

In pulse dialing mode (MS = V_{DD} or float) and during on-hook programming this pin is high impedance. While outputting tones, this pin has a dc bias at (V_{DD} - V_{SS})/2. DTMF OUT is an open drain output requiring an external pull-up to V_{DD}. This pull-up resistor must satisfy the instantaneous current requirements of the internal feedback network in addition to the load applied to the pin.

OPL—OUTPULSING (PIN 17)

This pin outputs pulses at 10 pps (MS is open) or 20 pps (MS = V_{DD}). The MC145412/13 have a make/break ratio of 40/60, while the MC145512 has a make/break ratio of 32/68. In the DTMF dialing mode (MS = V_{SS}), this output is high impedance. During on-hook programming this pin will not output. This pin is an open drain N-channel output which pulls low to break the loop current.

\overline{MO} —MUTE OUTPUT (PIN 11)

The Mute Output is an open drain N-channel output that pulls to V_{SS} during OPL outputting and during off-hook key depressions and memory dialing in DTMF mode.



MC145412, MC145413, MC145512

KEYBOARD INPUTS—(PINS 2, 3, 4, 5, 13, 14, 16, 16)

The keyboard inputs allow either a single contact (Class A) keyboard, or a standard 2-of-8 or 2-of-7 keyboard with VSS tied to common. A valid key entry occurs when either a single row is tied to a single column, or a single row and column are simultaneously connected to VSS. Connecting pin 2, COL 4, to VDD sets the part to 3 x 4 keyboard mode. Keyboard mode selection is performed during application of power.

Typical keyboard configurations are shown in Figure 1.

OSC_{in}, OSC_{out} (PIN 8, PIN 9)

A 3.579545 MHz crystal is required as the frequency reference for the on-chip oscillator. Crystal biasing is accomplished by an internal resistor and capacitors.

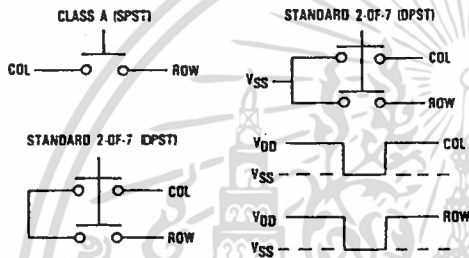


Figure 1. Keyboard Configurations

GENERAL DEVICE DESCRIPTION

The MC145412, MC145512 and the MC145413 provide users with switchable pulse and DTMF dialing functions. The MC145412/MC145512 change dialing modes via the MS pin. The MC145413 allows users to switch dialing modes via the keyboard in addition to the MS pin. All devices have 10 memories, LNR (last number redial) inclusive, each 18 digits long.

On application of power, there is a 64 ms initialization period during which the oscillator is enabled and the keyboard inputs are disabled. During initialization COL 4 is scanned to set the keyboard mode. If the COL 4 input is high (VDD) the dialer is set to the 3 x 4 keypad mode, otherwise the 4 x 4 keypad mode is selected. Changing modes is not possible after this initialization period.

During normal dialing, the oscillator starts when a key is depressed. The key input is debounced for 32 ms. During this debounce period the RAM and dialing circuits are disabled, the mode select pin is scanned to determine the dialing mode

(either 10 pps, 20 pps, or DTMF). After debounce, the keypad entry is checked and the input is latched into LNR memory followed by a stop code. This process continues until 18 digits have been entered. If a 19th digit is entered, it will over-write the first digit and will be followed by a stop code. When dialing, the device fetches data from memory until a stop code is encountered or 18 digits have been dialed.

During manual DTMF dialing, a minimum tone duration of 60 ms DTMF is output and will continuously output in 32 ms increments as long as the key is depressed. The DTMF OUT pin is designed to drive an external PNP transistor which can be used to modulate tip and ring voltage at the DTMF frequencies.

If the first key is for redial or recall, the device will respond accordingly, either redialing the last number entered, or recalling and dialing the number selected by a subsequent key depression. Responses to dialing sequences for 4 x 4 keyboards are shown in Figure 2, and 3 x 4 keyboard responses are shown in Figure 3.

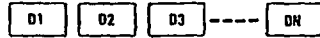
The MC145412 series can be configured with an external battery to provide memory retention power and allow on-hook programming of the repertory memory. If the part is in the on-hook mode and a key is depressed, the oscillator will start and the key entry will be stored in the last number redial memory. Dialing outputs will not be activated while the device is in the on-hook condition. Dialing inputs will be stored in last number redial memory, as during off-hook operation. After the number has been entered in the on-hook mode, it can be stored in repertory memory. For the 4 x 4 keyboard, pressing the STORE key (* for 3 x 4 keyboard), followed by a digit (1 through 9) will store the number in the repertory memory location specified by the digit.

The RECALL key for the 4 x 4 keypad is used to recall and dial numbers stored in the repertory memory. The digit immediately following the RECALL key designates the memory location of the number to be auto-dialed. For the 4 x 4 keyboard, a last number redial can be accomplished if the RED/P key (COL 4, ROW 1) is the first key depressed after an on-hook to off-hook transition. Otherwise the RED/P key will effect a 4 second pause. If the pulse mode is selected, redial can be accomplished if the first key depressed on a transition to off-hook is #. For the 3 x 4 keyboard, redial occurs if the first key depressed is *,0.

The PAUSE key (COL 4, ROW 2) for the MC145412/MC145512 will cause a 4 second pause. The PAUSE/S key (COL 4, ROW 2) is a feature offered on the MC145413. Depressing this key will cause a 4 second delay, and will switch dialing modes. PAUSE (and PAUSE/S) is stored in memory for pauses (and mode switching) during auto-dialing.

MC145412, MC145413, MC145512

1. MANUAL DIALING-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



ALL DIGITS ENTERED WILL BE STORED IN THE LAST NUMBER REDIAL REGISTER. PRESSING * OR # WILL DIAL OUT THE DTMF SIGNAL IN TONE MODE ONLY.

2. MANUAL DIALING WITH AUTO ACCESS PAUSE-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



MC145412/MC145512 ONLY



PULSE MODE ONLY

THE AUTO ACCESS PAUSE WILL NOT OCCUR DURING MANUAL DIALING IN DTMF MODE. IT IS RETRIEVED DURING RECALL OR REDIAL.

3. STORING NUMBERS INTO MEMORY-OFF-HOOK/OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



A = 1-9 MEMORY ADDRESS

THIS OPERATION TRANSFERS THE DIGITS D1 TO DN FROM THE LAST NUMBER REDIAL REGISTER TO AN ADDRESS SPACE SPECIFIED BY "A". DIALING OUTPUTS ARE NOT ACTIVATED DURING ON-HOOK PROGRAMMING.

4. MEMORY REDIAL-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



A = 1-9 MEMORY ADDRESS

5. LAST NUMBER REDIAL-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



OR



PULSE MODE ONLY

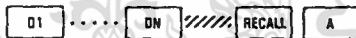
REDIALS THE NUMBER THAT WAS PREVIOUSLY ENTERED INTO THE LAST NUMBER REDIAL REGISTER.

6. PULSE-TO-TONE MODE SWITCH-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



MC145413 ONLY

7. CASCADED DIALING-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



CASCADE MANUAL DIALING WITH RECALL

A = 1-9 MEMORY ADDRESS



CASCADE MEMORY RECALLS

A1, A2 = 1-9 MEMORY ADDRESSES



CASCADE LAST NUMBER REDIAL WITH MEMORY RECALL

A = 1-9 MEMORY ADDRESS

////// WAIT UNTIL PREVIOUS REDIAL OR RECALL SIGNALS HAVE BEEN SENT BEFORE SUBSEQUENT ENTRIES ARE MADE.

8. SIGNALING * AND # TONES-OFF-HOOK (DTMF MODE ONLY)



OUTPUTS * TONE



OUTPUTS # TONE

4 x 4 KEY MATRIX

COL 1	COL 2	COL 3	COL 4	
1	2	3	RED/P	ROW 1
4	5	6	PAUSE	ROW 2
7	8	9	STORE	ROW 3
*	0	#	RECALL	ROW 4

MC145413 PAUSE/S KEY FOR PAUSE & SWITCHING DIALING MODES

Figure 2. 4 x 4 Keyboard Dialing Sequences

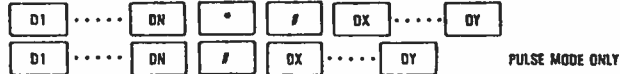
MC145412, MC145413, MC145512

1. MANUAL DIALING-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



ALL KEY ENTRIES, EXCEPT * AND #, WILL BE STORED IN THE LAST NUMBER REDIAL REGISTER. PRESSING * OR # WILL NOT DIAL OUT THE DTMF SIGNAL IN TONE MODE. FOR SIGNALING, * OR # SHOULD BE PRESSED TWICE.

2. MANUAL DIALING WITH AUTO ACCESS PAUSE-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



THE AUTO ACCESS PAUSE WILL NOT OCCUR ON MANUAL DIALING IN DTMF MODE. IT CAN ONLY BE RETRIEVED DURING RECALL OR REDIAL.

3. STORING NUMBERS INTO MEMORY-ON-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



THIS OPERATION TRANSFERS THE DIGITS D1 TO DN FROM THE LAST NUMBER REDIAL REGISTER TO AN ADDRESS SPACE SPECIFIED BY "A".

4. MEMORY REDIAL-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



5. LAST NUMBER REDIAL-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



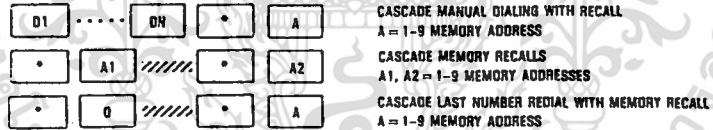
THIS OPERATION REDIALS THE LAST NUMBER ENTERED OFF-HOOK AND RETRIEVES DATA FROM MEMORY ADDRESS 0.

6. PULSE-TO-TONE AND TONE-TO-PULSE SWITCHING-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



MODE SELECT (MS) PIN HAS TO BE MANUALLY SWITCHED TO DETERMINE THE DIALING MODE. DIALING MODE SELECTION WITH MANUAL SWITCH IS NOT PROGRAMMED INTO THE LAST NUMBER REDIAL MEMORY.

7. CASCADE DIALING-OFF-HOOK (PULSE OR DTMF MODE)



////// WAIT UNTIL PREVIOUS REDIAL OR RECALL SIGNALS HAVE BEEN SENT BEFORE SUBSEQUENT ENTRIES ARE MADE.

8. SIGNALING * AND # TONES-OFF-HOOK (DTMF MODE ONLY)



3 x 4 KEY MATRIX

COL 1	COL 2	COL 3	
1	2	3	ROW 1
4	5	6	ROW 2
7	8	9	ROW 3
*	0	#	ROW 4

Figure 3. 3 x 4 Keyboard Dialing Sequences

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

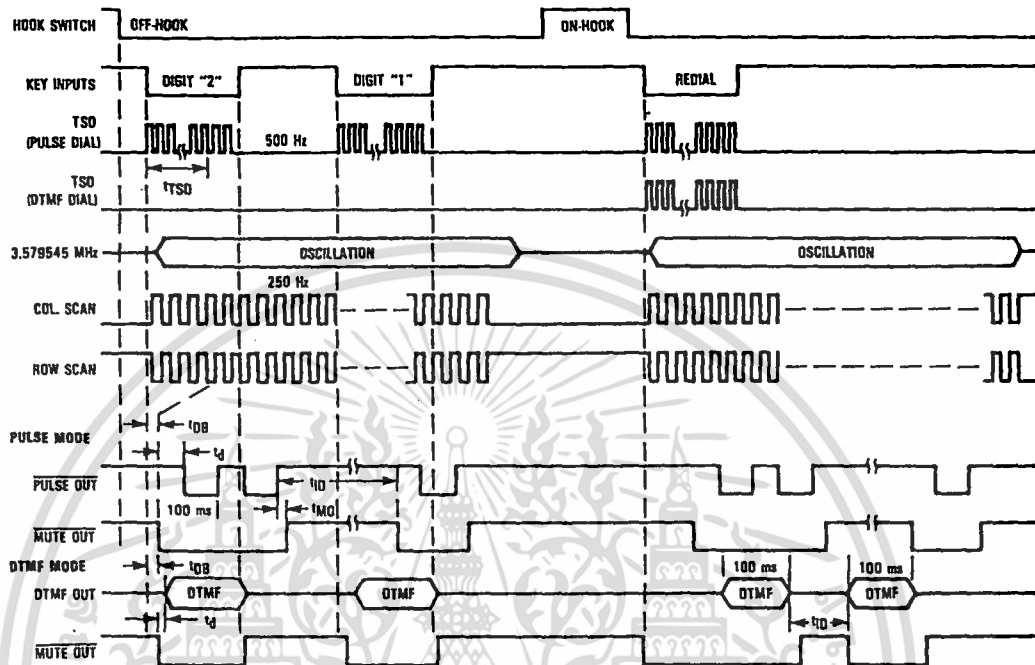


Figure 4. Timing Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น. อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



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 I 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.

Features

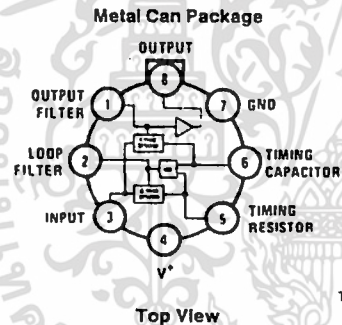
- 20 to 1 frequency range with an external resistor
- Logic compatible output with 100 mA current sinking capability

- Bandwidth adjustable from 0 to 14%
- 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

Applications

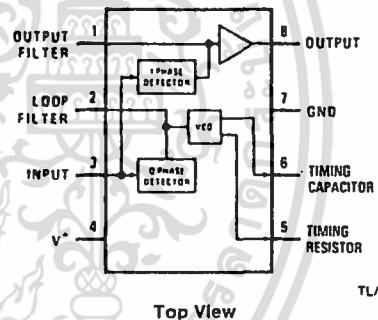
- Touch tone decoding
- Precision oscillator
- Frequency monitoring and control
- Wide band FSK demodulation
- Ultrasonic controls
- Carrier current remote controls
- Communications paging decoders

Connection Diagrams



Order Number LM567H or LM567CH
See NS Package Number H08C

Dual-In-Line and Small Outline Packages



Order Number LM567CM
See NS Package Number M08A
Order Number LM567CN
See NS Package Number N08E

Absolute Maximum Ratings

If Military/Aerospace specified devices are required, contact the National Semiconductor Sales Office/Distributors for availability and specifications.

Supply Voltage Pin	9V
Power Dissipation (Note 1)	1100 mW
V_B	15V
V_3	-10V
V_3	$V_4 + 0.5V$
Storage Temperature Range	-65°C to +150°C
Operating Temperature Range	
LM567H	-55°C to +125°C
LM567CH, LM567CM, LM567CN	0°C to +70°C

Soldering Information

Dual-In-Line Package	260°C
Soldering (10 sec.)	
Small Outline Package	
Vapor Phase (60 sec.)	215°C
Infrared (15 sec.)	220°C

See AN-450 "Surface Mounting Methods and Their Effect on Product Reliability" for other methods of soldering surface mount devices.

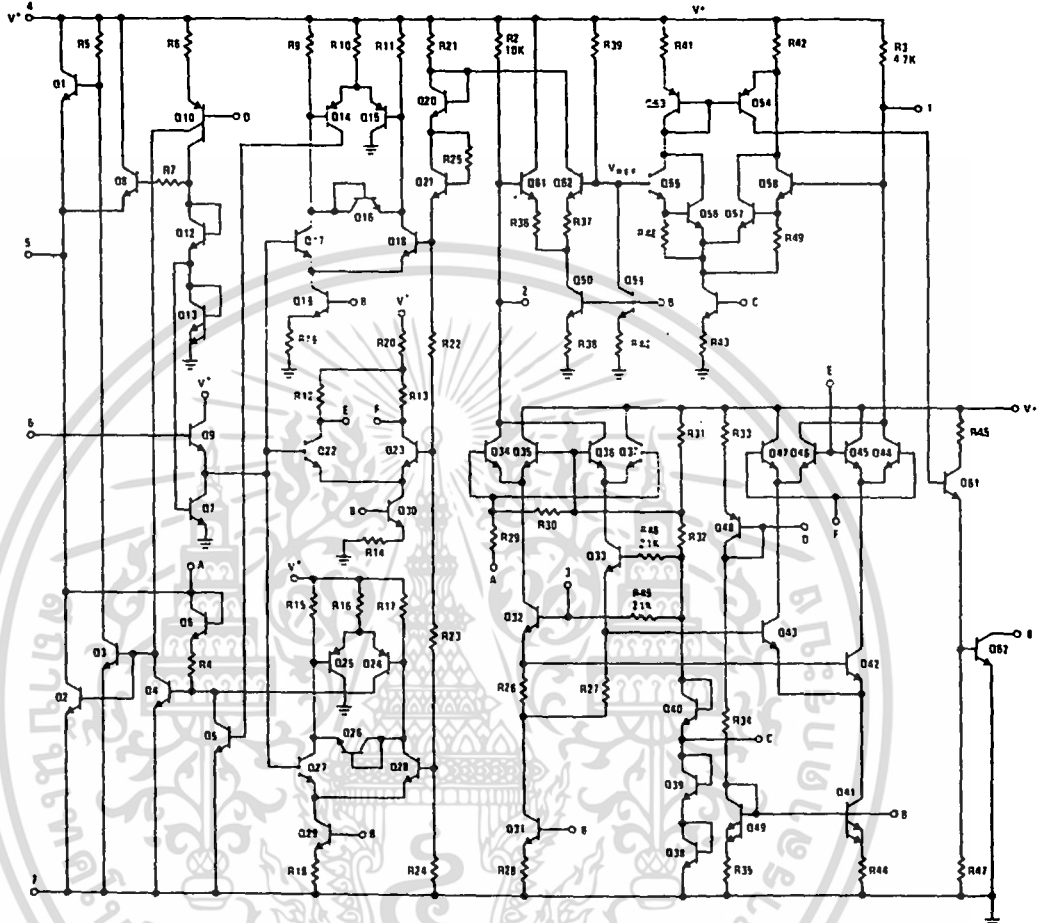
Electrical Characteristics AC Test Circuit, $T_A = 25^\circ\text{C}$, $V^- = 5V$

Parameters	Conditions	LM567			LM567C/LM567CM			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 Quiescent	$R_L = 20k$		6	8		7	10	mA
Power Supply Current Activated	$R_L = 20k$		11	13		12	15	mA
Input Resistance		18	20		15	20		k Ω
Smallest Detectable Input Voltage	$I_L = 100 \text{ mA}$, $f_i = f_o$		20	25		20	25	mVrms
Largest No Output Input Voltage	$I_C = 100 \text{ mA}$, $f_i = f_o$	10	15		10	15		mVrms
Largest Simultaneous Outband Signal to Inband Signal Ratio			6			6		dB
Minimum Input Signal to Wideband Noise Ratio	$B_n = 140 \text{ kHz}$		-6			-6		dB
Largest Detection Bandwidth		12	14	16	10	14	18	% of f_o
Largest Detection Bandwidth Skew			1	2		2	3	% of f_o
Largest Detection Bandwidth Variation with Temperature			± 0.1			± 0.1		%/°C
Largest Detection Bandwidth Variation with Supply Voltage	4.75 - 6.75V		± 1	± 2		± 1	± 5	%V
Highest Center Frequency		100	500		100	500		kHz
Center Frequency Stability (4.75-5.75V)	$0 < T_A < 70$ $-55 < T_A < +125$		35 ± 60 35 ± 140			35 ± 60 35 ± 140		ppm/°C ppm/°C
Center Frequency Shift with Supply Voltage	4.75V - 6.75V 4.75V - 9V		0.5 2.0	1.0 2.0		0.4 2.0	2.0 2.0	%/V %/V
Fastest ON-OFF Cycling Rate			$I_o/20$			$I_o/20$		
Output Leakage Current	$V_B = 15V$		0.01	25		0.01	25	μA
Output Saturation Voltage	$e_i = 25 \text{ mV}$, $I_B = 30 \text{ mA}$ $e_i = 25 \text{ mV}$, $I_B = 100 \text{ mA}$		0.2 0.6	0.4 1.0		0.2 0.6	0.4 1.0	V
Output Fall Time			30			30		ns
Output Rise Time			150			150		ns

Note 1: The maximum junction temperature of the LM567 and LM567C is 150°C. For operating at elevated temperatures, devices in the TO-9 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 110°C/W, junction to ambient. For the Small Outline package, the device must be derated based on a thermal resistance of 160°C/W, junction to ambient.

Note 2: Refer to RET567X drawing for specifications of military LM567H version.

Schematic Diagram

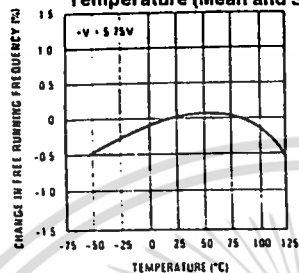


TL/H/6875-3

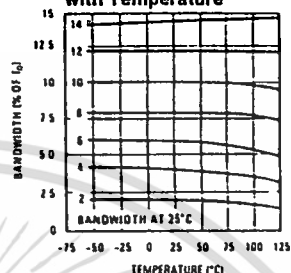
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Performance Characteristics

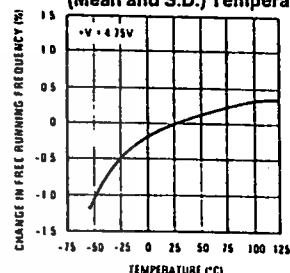
Typical Frequency Drift with Temperature (Mean and S.D.)



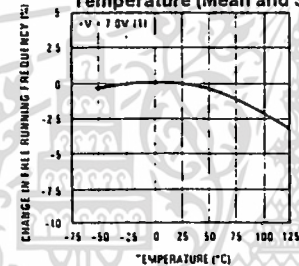
Typical Bandwidth Variation with Temperature



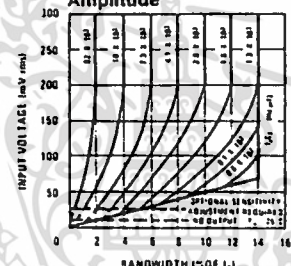
Typical Frequency Drift with (Mean and S.D.) Temperature



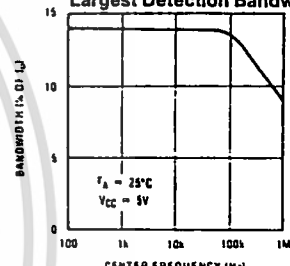
Typical Frequency Drift with Temperature (Mean and S.D.)



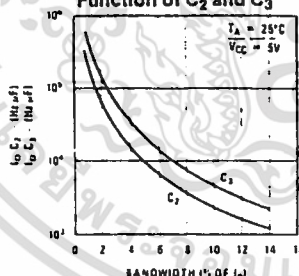
Bandwidth vs Input Signal Amplitude



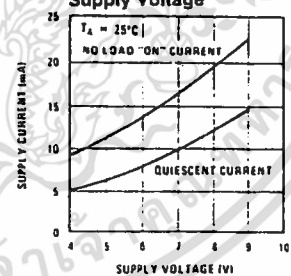
Largest Detection Bandwidth



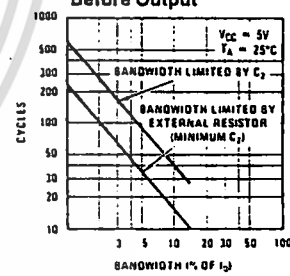
Detection Bandwidth as a Function of C_2 and C_3



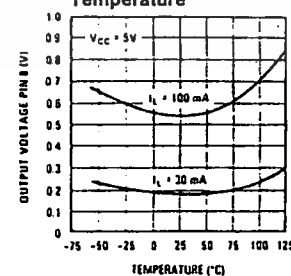
Typical Supply Current vs Supply Voltage



Greatest Number of Cycles Before Output



Typical Output Voltage vs Temperature

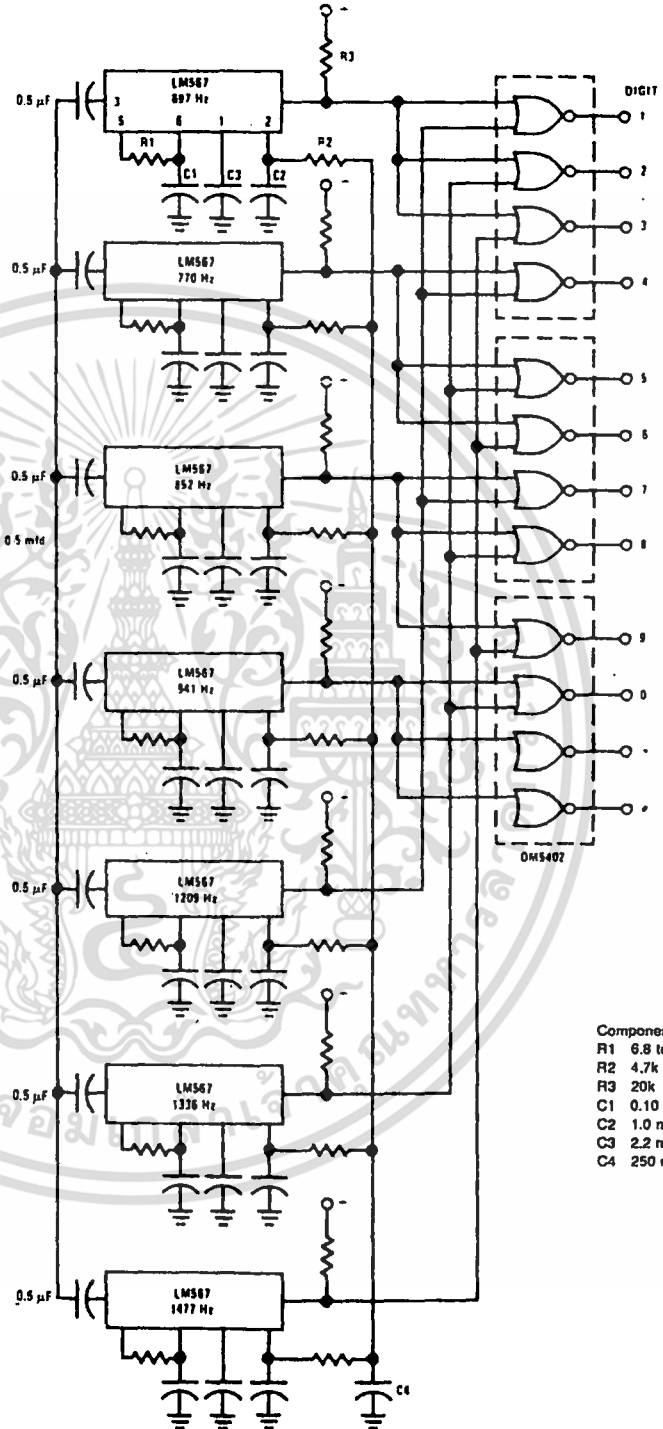


TL/H/6975-4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Applications

Touch-Tone Decoder



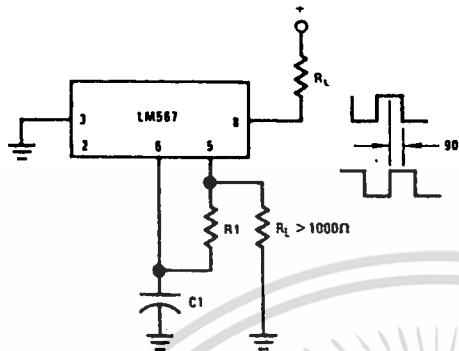
- Component values (typ)
- R1 6.8 to 15k
 - R2 4.7k
 - R3 20k
 - C1 0.10 mfd
 - C2 1.0 mfd 6V
 - C3 2.2 mfd 6V
 - C4 250 mfd 6V

TL/H/6975-5

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Applications (Continued)

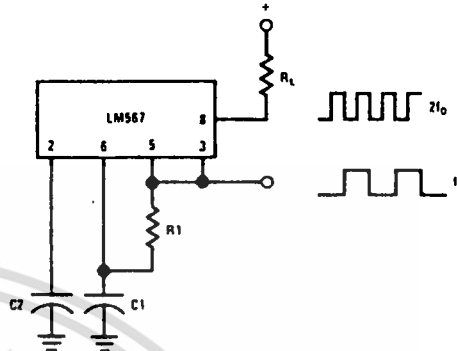
Oscillator with Quadrature Output



Connect Pin 3 to 2.8V to invert Output

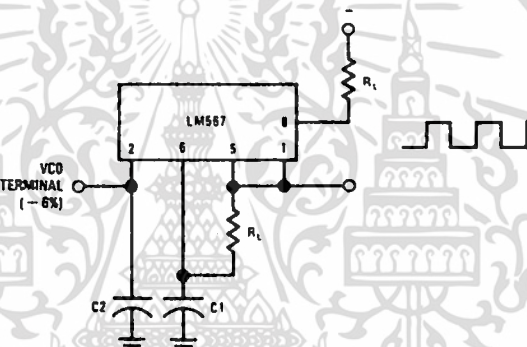
TL/H/6975-6

Oscillator with Double Frequency Output



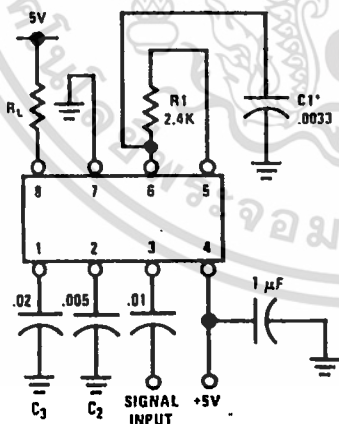
TL/H/6975-7

Precision Oscillator Drive 100 mA Loads



TL/H/6975-8

AC Test Circuit



TL/H/6975-9

$f_0 = 100 \text{ kHz} \pm 5\%$

*Note: Adjust for $f_0 = 100 \text{ kHz}$.

Applications Information

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

$$f_0 \approx \frac{1}{1.1 R_1 C_1}$$

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)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

6-Pin DIP Optoisolators Triac Driver Output

These devices consist of gallium arsenide infrared emitting diodes optically coupled to a monolithic silicon detector performing the function of a Zero Voltage Crossing bilateral triac driver.

They are designed for use with a triac in the interface of logic systems to equipment powered from 240 Vac lines, such as solid-state relays, industrial controls, motors, solenoids and consumer appliances, etc.

- Simplifies Logic Control of 240 Vac Power
- Zero Voltage Crossing
- High Breakdown Voltage: $V_{DRM} = 400$ V Min
- High Isolation Voltage: $V_{ISO} = 7500$ V Guaranteed
- Small, Economical, 6-Pin DIP Package
- dv/dt of 2000 V/ μ s Typ, 1000 V/ μ s Guaranteed
- UL Recognized, File No. E54915
- VDE approved per standard 0883/6.80 (Certificate number 41853), with additional approval to DIN IEC380/VDE0806, IEC435/VDE0805, IEC65/VDE0860, VDE0110b, covering all other standards with equal or less stringent requirements, including IEC204/VDE0113, VDE0160, VDE0832, VDE0833, etc.
- Special lead form available (add suffix "T" to part number) which satisfies VDE0883/6.80 requirement for 8 mm minimum creepage distance between input and output solder pads.
- Various lead form options available. Consult "Optoisolator Lead Form Options" data sheet for details.

MAXIMUM RATINGS ($T_A = 25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted)

Rating	Symbol	Value	Unit
--------	--------	-------	------

INFRARED EMITTING DIODE

Reverse Voltage	V_R	6	Volts
Forward Current — Continuous	I_F	60	mA
Total Power Dissipation @ $T_A = 25^\circ\text{C}$ Negligible Power in Output Driver Derate above 25°C	P_D	120	mW
		1.41	mW/ $^\circ\text{C}$

OUTPUT DRIVER

Off-State Output Terminal Voltage	V_{DRM}	400	Volts
Peak Repetitive Surge Current (PW = 100 μ s, 120 pps)	I_{TSM}	1	A
Total Power Dissipation @ $T_A = 25^\circ\text{C}$ Derate above 25°C	P_D	150	mW
		1.76	mW/ $^\circ\text{C}$

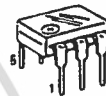
TOTAL DEVICE

Isolation Surge Voltage (1) (Peak ac Voltage, 60 Hz, 1 Second Duration)	V_{ISO}	7500	Vac
Total Power Dissipation @ $T_A = 25^\circ\text{C}$ Derate above 25°C	P_D	250 2.94	mW mW/ $^\circ\text{C}$
Junction Temperature Range	T_J	-40 to +100	$^\circ\text{C}$
Ambient Operating Temperature Range	T_A	-40 to +85	$^\circ\text{C}$
Storage Temperature Range	T_{stg}	-40 to +150	$^\circ\text{C}$
Soldering Temperature (10 s)	—	260	$^\circ\text{C}$

(1) Isolation surge voltage, V_{ISO} , is an internal device dielectric breakdown rating. For this test, Pins 1 and 2 are common, and Pins 4, 5 and 6 are common.

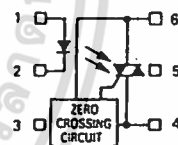
MOC3041
MOC3042
MOC3043

6-PIN DIP
OPTOISOLATORS
TRIAC DRIVER OUTPUT
400 VOLTS



CASE 730A-02
PLASTIC

COUPLER SCHEMATIC



1. ANODE
 2. CATHODE
 3. NC
 4. MAIN TERMINAL
 5. SUBSTRATE
 6. MAIN TERMINAL
- DO NOT CONNECT

MOC3041, MOC3042, MOC3043

ELECTRICAL CHARACTERISTICS (T_A = 25°C unless otherwise noted)

Characteristic	Symbol	Min	Typ	Max	Unit
----------------	--------	-----	-----	-----	------

INPUT LED

Reverse Leakage Current (V _R = 6 V)	I _R	—	0.05	100	μA
Forward Voltage (I _F = 30 mA)	V _F	—	1.3	1.5	Volts

OUTPUT DETECTOR (I_F = 0 unless otherwise noted)

Leakage with LED Off, Either Direction (Rated V _{DRM} , Note 1)	I _{DRM1}	—	2	100	nA
Peak On-State Voltage, Either Direction (I _{TM} = 100 mA Peak)	V _{TM}	—	1.8	3	Volts
Critical Rate of Rise of Off-State Voltage (Note 3)	dv/dt	1000	2000	—	V/μs

COUPLED

LED Trigger Current, Current Required to Latch Output (Main Terminal Voltage = 3 V, Note 2)	I _{FT}				
MOC3041		—	—	15	mA
MOC3042		—	—	10	
MOC3043		—	—	5	
Holding Current, Either Direction:	I _H	—	100	—	μA
Isolation Voltage (f = 60 Hz, t = 1 sec)	V _{ISO}	7500	—	—	Vac(pk)

ZERO CROSSING

Inhibit Voltage (I _F = Rated I _{FT} , MT1-MT2 Voltage above which device will not trigger.)	V _{IH}	—	5	20	Volts
Leakage in Inhibited State (I _F = Rated I _{FT} , Rated V _{DRM} , Off State)	I _{DRM2}	—	—	500	μA

- Notes: 1. Test voltage must be applied within dv/dt rating.
 2. All devices are guaranteed to trigger at an I_F value less than or equal to max I_{FT}. Therefore, recommended operating I_F lies between max I_{FT} (15 mA for MOC3041, 10 mA for MOC3042, 5 mA for MOC3043) and absolute max I_F (60 mA).
 3. This is static dv/dt. See Figure 7 for test circuit. Commutating dv/dt is a function of the load-driving thyristor(s) only.

TYPICAL ELECTRICAL CHARACTERISTICS

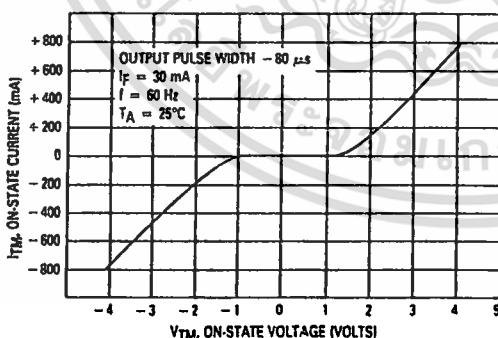


Figure 1. On-State Characteristics

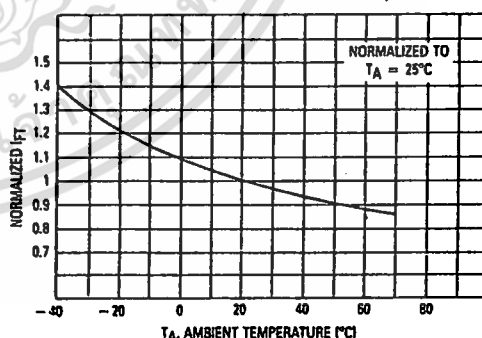


Figure 2. Trigger Current versus Temperature

MOC3041, MOC3042, MOC3043

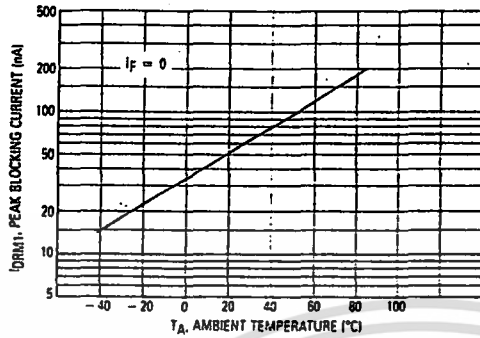


Figure 3. I_{DRM1} Peak Blocking Current versus Temperature

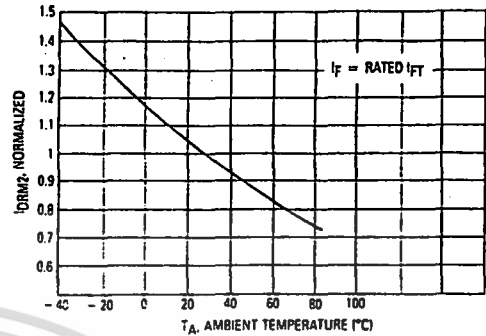


Figure 4. I_{DRM2} Leakage in Inhibit State versus Temperature

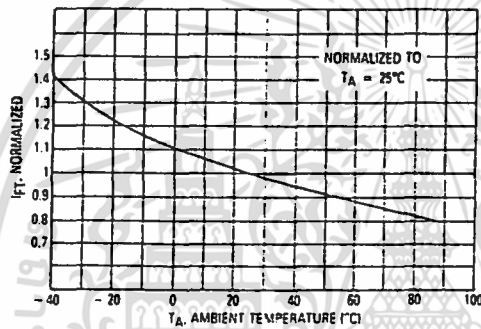


Figure 5. Trigger Current versus Temperature

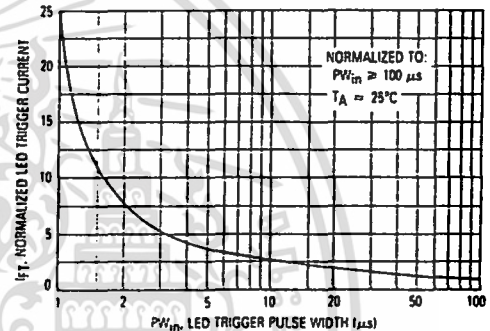


Figure 6. LED Current Required to Trigger versus LED Pulse Width

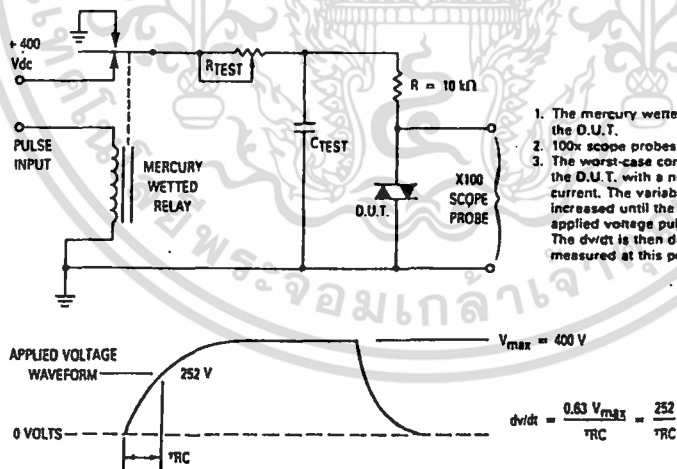
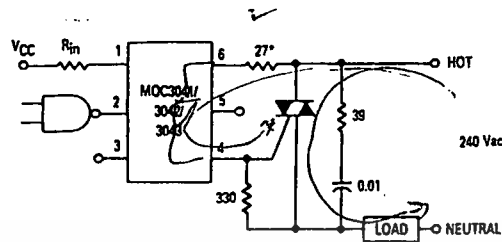


Figure 7. Static dv/dt Test Circuit

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MOC3041, MOC3042, MOC3043

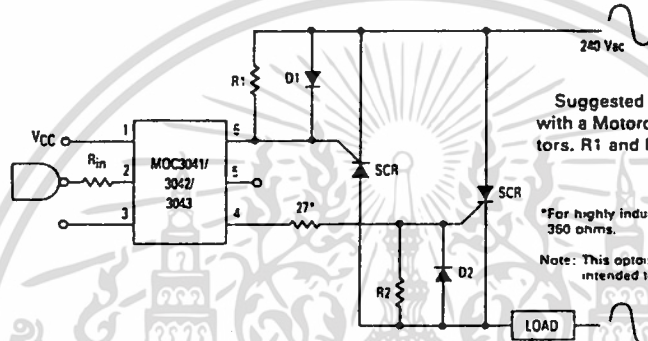


Typical circuit for use when hot line switching is required. In this circuit the "hot" side of the line is switched and the load connected to the cold or neutral side. The load may be connected to either the neutral or hot line.

R_{in} is calculated so that I_F is equal to the rated I_{FT} of the part, 5 mA for the MOC3043, 10 mA for the MOC3042, or 15 mA for the MOC3041. The 39 ohm resistor and 0.01 μ F capacitor are for snubbing of the triac and may or may not be necessary depending upon the particular triac and load used.

*For highly inductive loads (power factor < 0.5), change this value to 360 ohms.

Figure 8. Hot-Line Switching Application Circuit



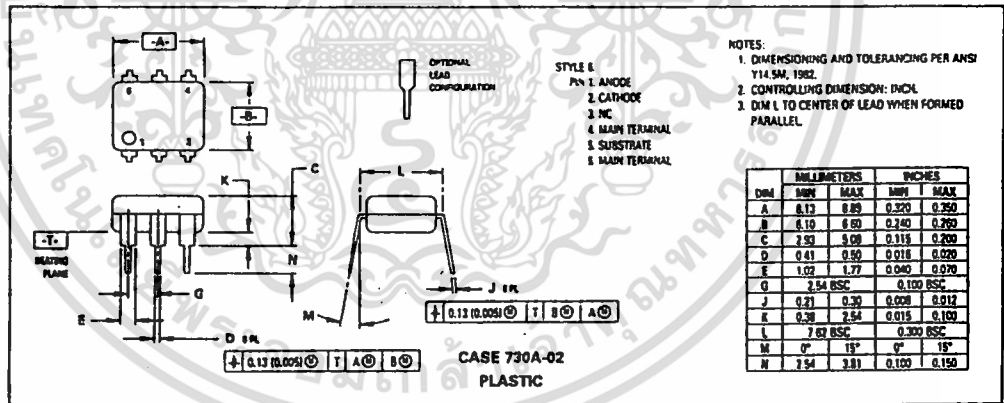
Suggested method of firing two, back-to-back SCR's, with a Motorola triac driver. Diodes can be 1N4001; resistors, R1 and R2, are optional 330 ohms.

*For highly inductive loads (power factor < 0.5), change this value to 360 ohms.

Note: This optoisolator should not be used to drive a load directly. It is intended to be a trigger device only.

Figure 9. Inverse-Parallel SCR Driver Circuit

OUTLINE DIMENSIONS





6

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

6-Pin DIP Optoisolators Transistor Output

These devices consist of a gallium arsenide infrared emitting diode optically coupled to a monolithic silicon phototransistor detector.

- Convenient Plastic Dual-in-Line Package
- Most Economical Optoisolator
- High Input-Output Isolation Guaranteed — 7500 Volts Peak
- Meets or Exceeds All JEDEC Registered Specifications
- UL Recognized File Number E54915 
- VDE approved per standard 0883/6.80 (Certificate number 41853), with additional approval to DIN IEC380/VDE0806, IEC435/VDE0805, IEC65/VDE0860, VDE110b, covering all other standards with equal or less stringent requirements, including IEC204/VDE0113, VDE0160, VDE0832, VDE0833, etc. 
- Special lead form available (add suffix "T" to part number) which satisfies VDE0883/6.80 requirement for 8 mm minimum creepage distance between input and output solder pads.
- Various lead form options available. Consult "Optoisolator Lead Form Options" data sheet for details.

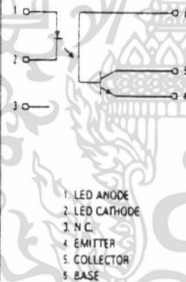
4N25
4N25A
4N26
4N27
4N28

6-PIN DIP
OPTOISOLATORS
TRANSISTOR OUTPUT



CASE 730A-02
PLASTIC

SCHEMATIC



MAXIMUM RATINGS ($T_A = 25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted)

Rating	Symbol	Value	Unit
INPUT LED			
Reverse Voltage	V_R	3	Volts
Forward Current — Continuous	I_F	50	mA
LED Power Dissipation in $T_A = 25^\circ\text{C}$ with Negligible Power in Output Detector Derate above 25°C	P_D	120	mW
		1.41	mW/°C
OUTPUT TRANSISTOR			
Collector-Emitter Voltage	V_{CE0}	30	Volts
Emitter-Collector Voltage	V_{ECO}	7	Volts
Collector-Base Voltage	V_{CBO}	70	Volts
Collector Current — Continuous	I_C	150	mA
Detector Power Dissipation in $T_A = 25^\circ\text{C}$ with Negligible Power in Input LED Derate above 25°C	P_D	150	mW
		1.76	mW/°C

TOTAL DEVICE

Isolation Surge Voltage (1) (Peak ac Voltage, 60 Hz, 1 sec Duration)	V_{ISO}	7500	Vac
Total Device Power Dissipation in $T_A = 25^\circ\text{C}$ Derate above 25°C	P_D	250	mW
		2.94	mW/°C
Ambient Operating Temperature Range	T_A	-55 to +100	°C
Storage Temperature Range	T_{stg}	-55 to +150	°C
Soldering Temperature (10 sec, 1/16" from case)	T_{sol}	260	°C

(1) Isolation surge voltage is an internal device dielectric breakdown rating. For this test, Pins 1 and 2 are common, and Pins 4, 5 and 6 are common.

ELECTRICAL CHARACTERISTICS ($T_A = 25^\circ\text{C}$ unless otherwise noted)

Characteristic	Symbol	Min	Typ	Max	Unit
INPUT LED					
Forward Voltage ($I_F = 10\text{ mA}$)	V_F	—	1.15	1.5	Volts
			1.3	—	
			1.05	—	
Reverse Leakage Current ($V_R = 3\text{ V}$)	I_R	—	—	100	μA
Capacitance ($V = 0\text{ V}$, $f = 1\text{ MHz}$)	C_J	—	18	—	pF
OUTPUT TRANSISTOR					
Collector-Emitter Dark Current ($V_{CE} = 10\text{ V}$, $T_A = 25^\circ\text{C}$)	I_{CEO}	—	1	50	nA
		—	1	100	
			—	—	
Collector-Base Dark Current ($V_{CB} = 10\text{ V}$)	I_{CBO}	—	0.2	—	nA
Collector-Emitter Breakdown Voltage ($I_C = 1\text{ mA}$)	V_{BRICE0}	30	45	—	Volts
Collector-Base Breakdown Voltage ($I_C = 100\text{ }\mu\text{A}$)	V_{BRICBO}	70	100	—	Volts
Emitter-Collector Breakdown Voltage ($I_E = 100\text{ }\mu\text{A}$)	V_{BRIECO}	7	7.8	—	Volts
DC Current Gain ($I_C = 2\text{ mA}$, $V_{CE} = 5\text{ V}$)	β_{FE}	—	500	—	—
Collector-Emitter Capacitance ($f = 1\text{ MHz}$, $V_{CE} = 0$)	C_{CE}	—	7	—	pF
Collector-Base Capacitance ($f = 1\text{ MHz}$, $V_{CB} = 0$)	C_{CB}	—	19	—	pF
Emitter-Base Capacitance ($f = 1\text{ MHz}$, $V_{EB} = 0$)	C_{EB}	—	9	—	pF
COUPLED					
Output Collector Current ($I_F = 10\text{ mA}$, $V_{CE} = 10\text{ V}$)	I_C	2	7	—	mA
		1	5	—	
Collector-Emitter Saturation Voltage ($I_C = 2\text{ mA}$, $I_F = 50\text{ mA}$)	$V_{CE(sat)}$	—	0.15	0.5	Volts
Turn-On Time ($I_F = 10\text{ mA}$, $V_{CC} = 10\text{ V}$, $R_L = 100\text{ }\Omega$)	t_{on}	—	2.8	—	μs
Turn-Off Time ($I_F = 10\text{ mA}$, $V_{CC} = 10\text{ V}$, $R_L = 100\text{ }\Omega$)	t_{off}	—	4.5	—	μs
Rise Time ($I_F = 10\text{ mA}$, $V_{CC} = 10\text{ V}$, $R_L = 100\text{ }\Omega$)	t_r	—	1.2	—	μs
Fall Time ($I_F = 10\text{ mA}$, $V_{CC} = 10\text{ V}$, $R_L = 100\text{ }\Omega$)	t_f	—	1.3	—	μs
Isolation Voltage ($f = 60\text{ Hz}$, $t = 1\text{ sec}$)	V_{ISO}	7500	—	—	Vac(pk)
Isolation Resistance ($V = 500\text{ V}$)	R_{ISO}	10^{11}	—	—	Ω
Isolation Capacitance ($V = 0\text{ V}$, $f = 1\text{ MHz}$)	C_{ISO}	—	0.2	—	pF

TYPICAL CHARACTERISTICS

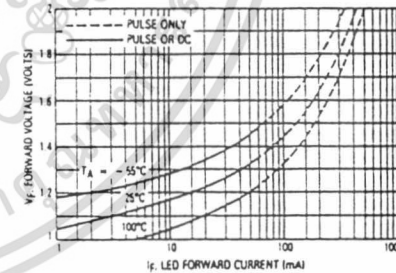


Figure 1. LED Forward Voltage versus Forward Current

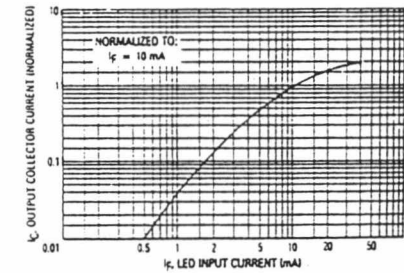


Figure 2. Output Current versus Input Current

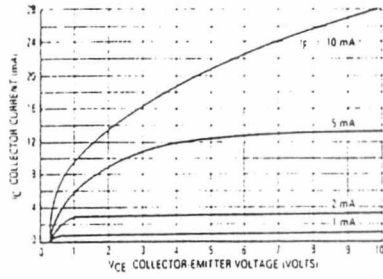


Figure 3. Collector Current versus Collector-Emitter Voltage

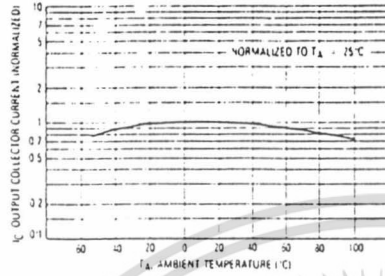


Figure 4. Output Current versus Ambient Temperature

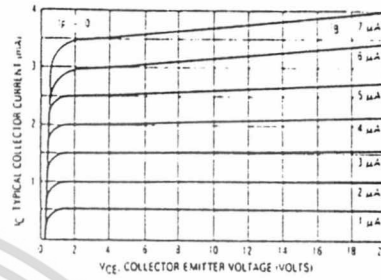


Figure 9. DC Current Gain (Detector Only)

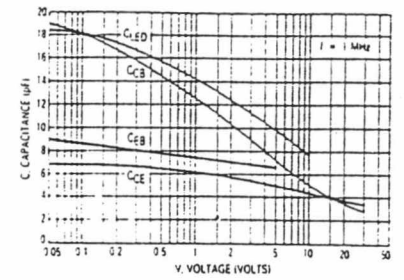


Figure 10. Capacitances versus Voltage

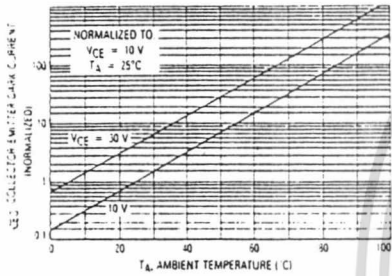


Figure 5. Dark Current versus Ambient Temperature

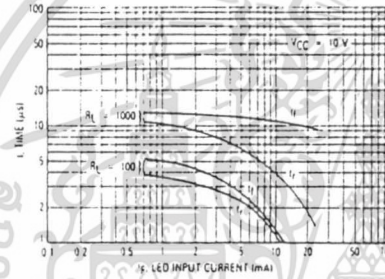


Figure 6. Rise and Fall Times

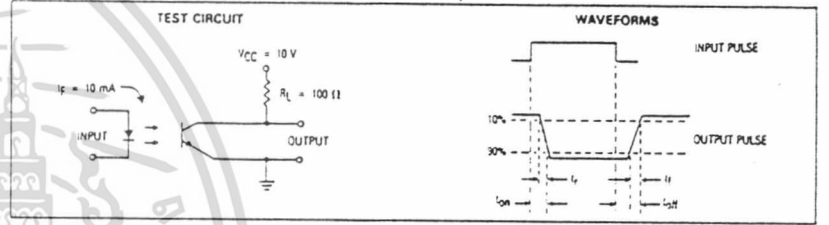


Figure 11. Switching Times

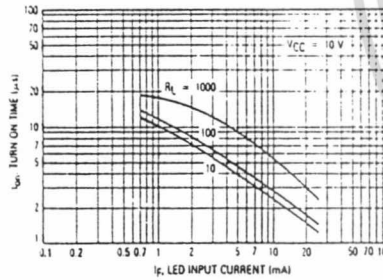


Figure 7. Turn-On Switching Times

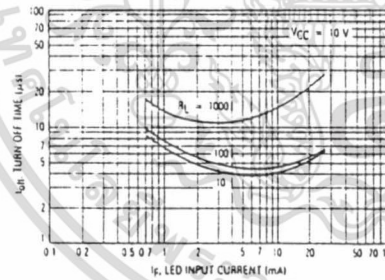
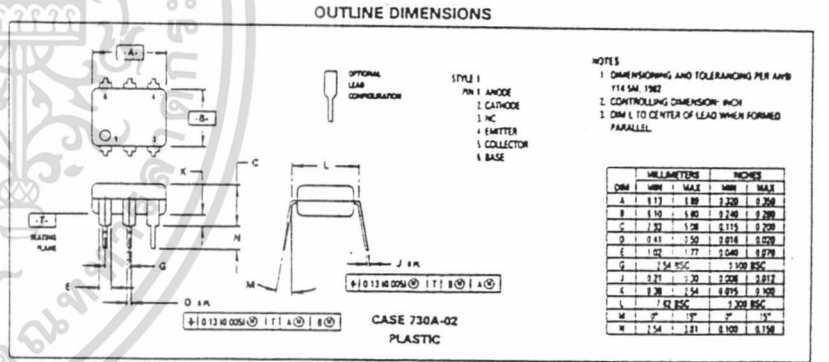


Figure 8. Turn-Off Switching Times



OUTLINE DIMENSIONS

- NOTES
1. DIMENSIONING AND TOLERANCING PER ANSI Y14.5M-1982
 2. CONTROLLING DIMENSION: INCH
 3. DIM L TO CENTER OF LEAD WHEN FORMED PARALLEL

- STYLE 1
- 1 ANODE
 - 2 CATHODE
 - 3 NC
 - 4 EMITTER
 - 5 COLLECTOR
 - 6 BASE

CASE 730A-02 PLASTIC

เอกสารอ้างอิง

- [1] Anthony J. Caristi, "Electronic Telephone Project ,second edition", Howard W. Sams & Co. A Division of Macmillan,Inc.
- [2] John D. Lenk, " Complete Guide to Telephone Equipment Troubleshooting and Repair" Prentice Hall, Inc, Englewood Cliffs, N.J.07632.
- [3] Kenneth J. Alaya, "The 8051 Microcontroller Architecture, Programing and Application", Wester Carolina University, West Publishing Company.
- [4] น.อ.ร. รัชชัย เลื่อนฉวี, "เทคโนโลยีโทรศัพท์", พิมพ์ครั้งที่ 3 พฤษภาคม 2533, โรงพิมพ์ สุภาลัยมีเดีย จำกัด.
- [5] ประเมษฐ์ ประชนานันท์, ปิยพงศ์ เผ่าวนิช " คู่มือและการประยุกต์ใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51", บริษัท ซีอีคยูเคชั่น จำกัด (มหาชน).



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประวัติผู้จัดทำโครงการพิเศษ

นางสาวพรทิพย์ เตรียมประทีป เกิดวันที่ 26 ตุลาคม พ.ศ. 2516 สำเร็จการศึกษาระดับมัธยมศึกษาตอนต้นและมัธยมศึกษาตอนปลายจากโรงเรียนสตรีมหาพฤฒาราม จากนั้นเข้าศึกษาต่อในระดับปริญญาตรี สาขาฟิสิกส์ประยุกต์ คณะวิทยาศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง และสำเร็จการศึกษาในปีการศึกษา 2538

นายเอกกมล นิลอาษา เกิดวันที่ 4 กุมภาพันธ์ พ.ศ. 2516 สำเร็จการศึกษาระดับมัธยมศึกษาตอนต้นและมัธยมศึกษาตอนปลายจากโรงเรียนราชวินิตบางแก้วในพระบรมราชูปถัมภ์ จากนั้นเข้าศึกษาต่อในระดับปริญญาตรี สาขาฟิสิกส์ประยุกต์ คณะวิทยาศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง และสำเร็จการศึกษาในปีการศึกษา 2538



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้