

ปีการศึกษา 2532

ระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ

โดย

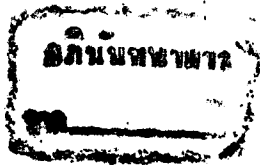
นาย ทวีชัย งามเลิศศิริชัย

นาย ธวัชชัย ฉนะสมานโชค

นาย ธรรมา รัตน์ะพิสิฐ

อาจารย์ที่ปรึกษา

อาจารย์ ขนิษฐา แซ่ตั้ง



ปริญญาโทปีการศึกษา 2532

ภาควิชา อิเล็กทรอนิกส์

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้า เจ้าคุณทหาร  
ลาดกระบัง

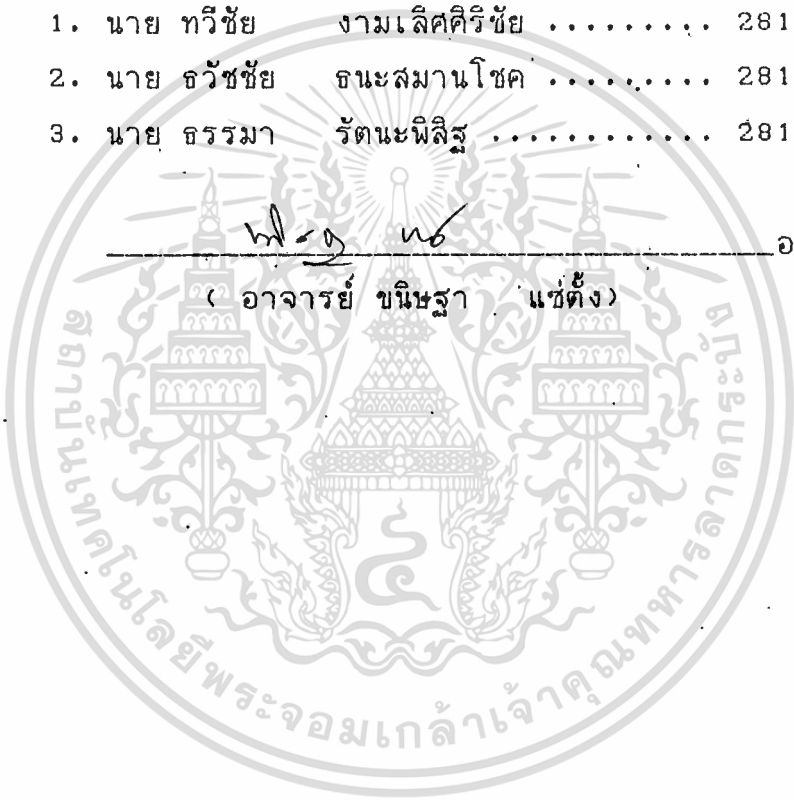
เรื่อง ระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ

ผู้จัดทำ

1. นาย ทวีชัย งามเลิศศิริชัย ..... 281085
2. นาย ธวัชชัย ธนะสมานโชค ..... 281094
3. นาย ธรรมมา รัตนะพิสิฐ ..... 281102,

  
..... อาจารย์ที่ปรึกษา

(อาจารย์ ขนิษฐา แซ่ตั้ง)



## ระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ

นายทวีชัย งามเลิศศิริชัย

นายธวัชชัย ธนะสมานโชค

นายธรรมมา รัตนะพิสิฐ

อาจารย์ขนิษฐา แท้ตั้ง อาจารย์ที่ปรึกษา  
ปีการศึกษา 2531

### บทคัดย่อ

โครงการนี้เป็นโครงการระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ ซึ่งควบคุมการทำงานด้วย ไมโครโปรเซสเซอร์ Z-80 โดยมีหลักการทำงานดังนี้ เมื่อเซนเซอร์ตามจุดต่าง ๆ ที่เราทำการติดตั้งไว้เกิดภัยขึ้น ระบบจะรับรู้ภัยที่เกิดขึ้นและแสดงตำแหน่งที่เกิดภัย จากนั้นจะทำการหมุนโทรศัพท์ไปตามเลขหมายที่เราได้ตั้งไว้เพื่อขอความช่วยเหลือ เมื่อโทรติดและมีผู้รับยกหูโทรศัพท์ขึ้นฟังระบบจะทำการเล่นข้อความคำพูดที่เราได้อัดเทปเอาไว้ล่วงหน้า ให้ผู้รับฟังเมื่อจบข้อความที่เราต้องการจะส่ง ระบบจะหยุดเทปและทำการปิดระบบระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ ไม่จำเป็นต้องมีผู้ควบคุมระบบ เพราะระบบสามารถทำงานได้เองทั้งหมด

## ABSTRACT

This project is Alarm system. The system is controlled by Microprocessor Z-80. When there is anything unusual at anywhere that detected by sensor, the system will display the location of the alarmed sensor and then choose the telephone number that we have seted it for dialling and send information by playback the cassette tape that have recorded. The system will work and stop it automatic.



# สารบัญ

	หน้า
บทคัดย่อ	
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 ทฤษฎี และหลักการทํางาน	2
2.1 ตัวตรวจจับ	3
2.2 ส่วนแจ้งภัย และส่วนเสียงเตือน	8
บทที่ 3 การออกแบบและการสร้าง	11
3.1 ส่วนส่งสัญญาณ	12
3.2 ส่วนตัวตรวจจับ	12
3.3 ส่วนรับสัญญาณ	14
3.4 ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ	17
3.5 ส่วนแสดงผล	19
3.6 ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์	20
3.7 ส่วนเตือนภัย และส่วนแจ้งภัย	20
บทที่ 4 การทดลองและผลการทดลอง	30
บทที่ 5 สรุปและวิจารณ์	33
กิตติกรรมประกาศ	34
หนังสืออ้างอิง	35
ภาคผนวก	36

## บทที่ 1

### บทนำ

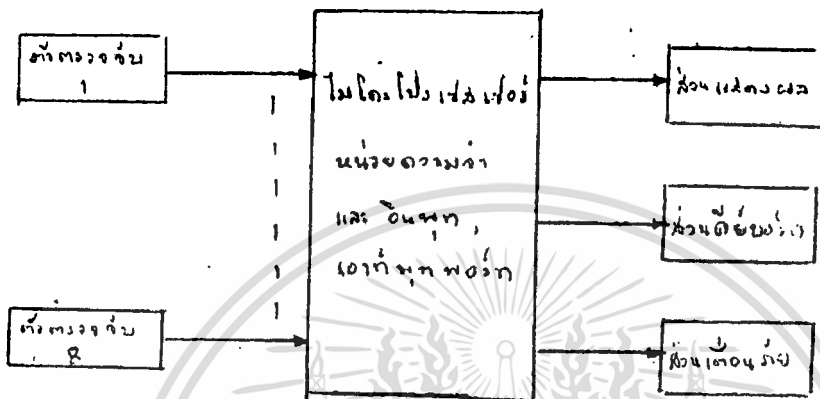
เนื่องจากสภาพสังคมในปัจจุบันนี้ไม่ค่อยจะปลอดภัย มักมีข่าวการปล้นหรือโจรกรรมทรัพย์สินอยู่เสมอ ๆ ถ้าเป็นการโจรกรรมขณะที่เจ้าทรัพย์รู้ตัว เจ้าทรัพย์ก็อาจจะป้องกันได้ แต่ถ้าเป็นการโจรกรรมทรัพย์สินในขณะที่เจ้าทรัพย์ไม่รู้ตัว ก็จะไม่สามารถปกป้องทรัพย์สินของตนเองได้ จะหวังอาศัยเพื่อนบ้านก็คงไม่ได้แน่ ดังนั้นจึงควรป้องกันทรัพย์สินของตนเองด้วยการติดตั้งระบบสัญญาณเตือนภัย

แต่ระบบสัญญาณเตือนภัยที่ติดตั้งนั้น มิควรเพียงแต่ส่งสัญญาณเตือนเมื่อเกิดการบุกรุกเข้ามาในตัวอาคาร แต่ควรจะสามารถขอความช่วยเหลือจากผู้อื่นได้ด้วย ดังนั้นโครงงานชิ้นนี้จึงสามารถตอบสนองความต้องการนี้ได้ โดยโครงงานนี้จะประกอบด้วยส่วนตัวตรวจจับความผิดปกติ (SENSOR) ซึ่งสามารถใช้ได้ทั้งสวิทช์แบบสถานะปกติปิด (normally close) และแบบสถานะปกติเปิด (normally open) และส่วนแสดงตำแหน่งตัวตรวจจับที่ถูกบุกรุก ซึ่งจะใช้ LED 7 SEGMENTS เป็นตัวแสดงผล และส่วนแจ้งภัย ซึ่งในโครงงานนี้เราจะแจ้งภัยผ่านทางโทรศัพท์ โดยสามารถใช้ได้ทั้งระบบ PULSE และระบบ DTMF แล้วแต่การกำหนดผู้ใช้ และส่วนเสียงขอความช่วยเหลือ ซึ่งเราจะใช้เทปบันทึกเสียงเอาไว้ล่วงหน้า แล้วเล่นกลับลงไปในคู่สายโทรศัพท์ให้ผู้รับสายฟัง ซึ่งระบบทั้งหมดนี้ควบคุมการทำงานด้วยไมโครโปรเซสเซอร์ z-80 (MICROPROCESSOR z-80) โดยไม่ต้องมีผู้ควบคุมระบบ

## บทที่ 2

### ทฤษฎีและหลักการทำงานของระบบ

#### 2.1 หลักการทำงานของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ



รูปที่ 2.1 แสดงโครงสร้างของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ

จากรูปที่ 2.1 จะเห็นว่าระบบนี้แบ่งออกเป็น 5 ส่วนใหญ่ ๆ คือ

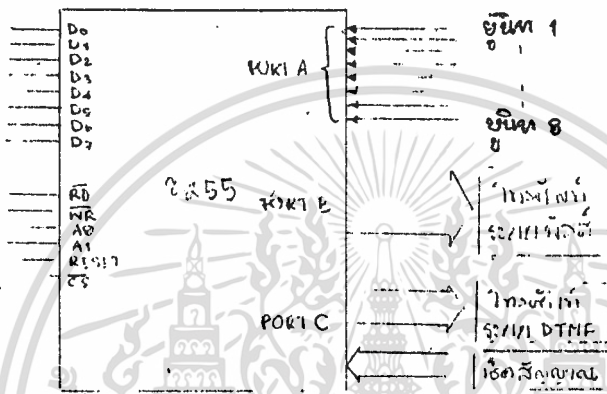
1. ส่วนตัวตรวจจับ (SENSORS)
2. ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์ รวมหน่วยความจำ และอินพุท เอาท์พุท พอร์ต (MICROPROCESSOR, MEMORY AND INPUT/OUTPUT PORT)
3. ส่วนแสดงผล (DISPLAY UNIT)
4. ส่วนคีย์บอร์ด (KEYBOARD UNIT)
5. ส่วนเตือนภัย และส่วนแจ้งภัย (ALARM UNIT)

จากรูปที่ 2.1 จะแสดงถึง 1 หน่วยของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ ซึ่งประกอบด้วยตัวตรวจ 8 ตัวต่อ 1 หน่วย เชื่อมต่อกับส่วนไมโครโปรเซสเซอร์ ซึ่งจะทำหน้าที่ตรวจสอบสภาพความปกติ หรือผิดปกติของตัวตรวจจับ ซึ่งถ้าตรวจพบว่าสภาพของตัวตรวจจับ อยู่ในสภาพปกติ ระบบนี้ก็ยังไม่ทำงาน และทำการตรวจสอบตัวตรวจจับไปเรื่อย ๆ จนเมื่อ ตรวจพบว่าสภาพของตัวตรวจจับเปลี่ยนไปจากสภาวะปกติ ไมโครโปรเซสเซอร์จะสั่งให้ส่วนเตือนภัยและขอความช่วยเหลือทำงาน พร้อมกับระบบจะแสดงตำแหน่งของตัวตรวจจับที่เกิดสภาวะผิดปกติขึ้น และเมื่อส่วนเตือนภัยและขอความช่วยเหลือทำงานเสร็จสิ้น แล้วก็เป็นอันว่าจบ เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การทำงานของระบบแจ้งภัยอัตโนมัตินี้ ส่วนคีย์บอร์ดยูนิตของระบบนี้มีไว้เพื่อส่งการทำงานและป้อนข้อมูลที่ต้องการของระบบให้แก่ระบบ

ระบบแจ้งภัยอัตโนมัติตั้งที่ได้อธิบายมาแล้วนี้ ยังสามารถขยายระบบให้มีจำนวนตัวตรวจจับมากกว่านี้ได้อีก ขึ้นอยู่กับส่วน อินพุตท์/เอาพุตท์ พอร์ตของไมโครโพรเซสเซอร์ โดยในแต่ละ พอร์ต ของส่วน อินพุต / เอาพุต ก็ สามารถเชื่อมต่อเข้ากับหน่วยของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติได้ถึง 8 หน่วย ในแต่ละหน่วยก็มีจำนวนตัวตรวจจับได้ 8 ตัว



รูปที่ 2.2 แสดงการขยายระบบ

ต่อไปจะกล่าวถึงทฤษฎีการทำงานของบางส่วน ดังนี้

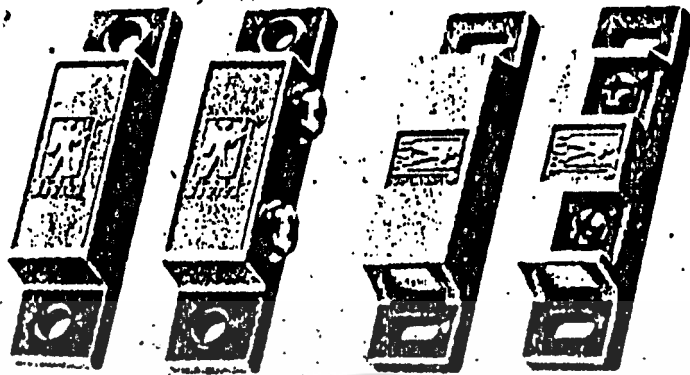
### 2.1 ส่วนตัวตรวจจับ (Sensor)

ในระบบการป้องกันภัยต่าง ๆ ส่วนตัวตรวจจับนับว่ามีความสำคัญมาก เนื่องจากถ้าเกิดส่วนนี้ทำงานผิดพลาด เช่น เมื่อเกิดเหตุที่ระบบต้องทำการเตือนภัย แต่ตัวตรวจจับไม่รับรู้ถึงสภาวะผิดปกติใน ระบบป้องกันภัยก็ไม่อาจทำงานได้อย่างถูกต้อง ตัวตรวจจับนั้นมีมากมายหลายแบบ แต่ที่จะกล่าวในที่นี้เลือกเอาแบบที่ใช้งานกันเป็นส่วนมาก ราคาไม่แพงนัก และมีประสิทธิภาพดีพอสมควร เพื่อเป็นแนวทางในการเลือกใช้

#### 2.1.1 ตัวตรวจจับแบบสวิทช์แม่เหล็ก (Magnetic switch)

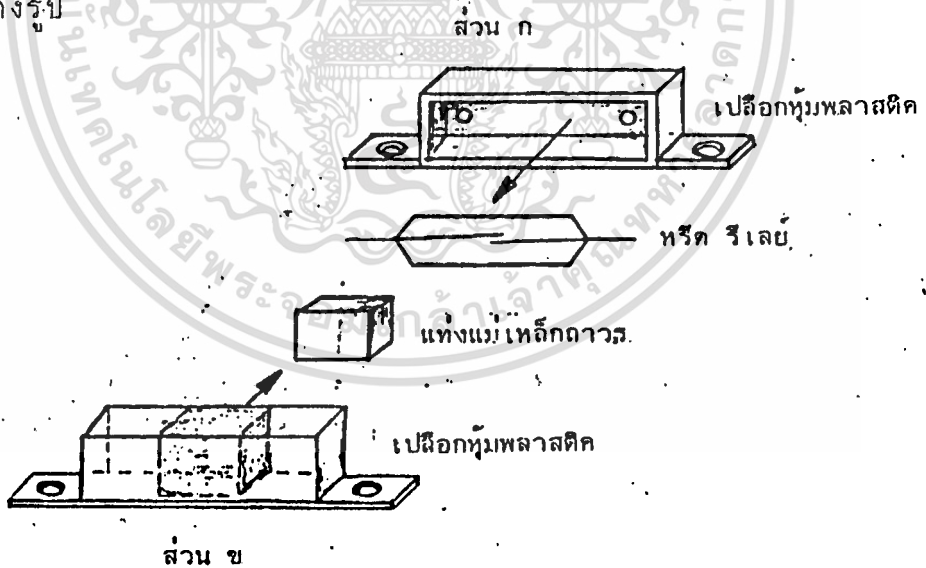
ตัวตรวจจับแบบนี้เป็นที่นิยม เนื่องจากติดตั้งง่าย ราคาถูก มีทั้งแบบที่เป็นสวิทช์ทางเดียว คือ เป็นแบบสภาวะปกติเปิด หรือสภาวะปกติปิด อย่างไม่อย่างหนึ่ง หรือมีทั้ง 2 แบบ ในตัวเดียวกัน รูปร่างสวิทช์แม่เหล็ก แสดงดังรูป เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตเห็นนำไปใช้ประโยชน์การค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.3 แสดงตัวตรวจจับสนิทแม่เหล็ก

สวิตช์แม่เหล็กแบบสภาวะเดียวนี้ จะแบ่งออกเป็น 2 ส่วน คือ ส่วน ก. ทำหน้าที่เป็นแม่เหล็ก และส่วน ข. ทำหน้าที่เป็นสวิตซ์ทางกล ซึ่งเชื่อมต่อกับสายสัญญาณไว้ ดังรูป

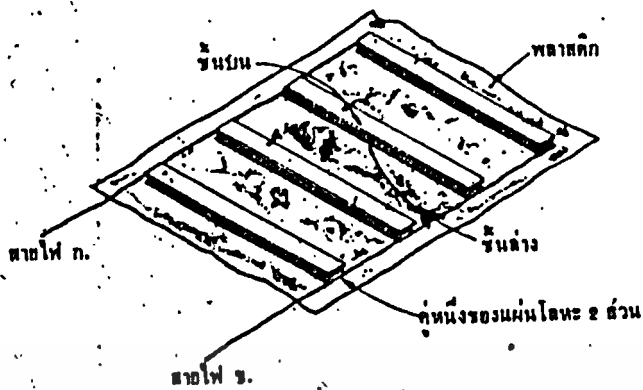


รูปที่ 2.4 แสดงโครงสร้างภายในของสวิตช์แม่เหล็กแบบสภาวะเดียว

เมื่อส่วน ก. อยู่ใกล้กับส่วน ข. (ประมาณ 1 ซม.) อำนาจแม่เหล็กจะดึงให้สวิตซ์ทางส่วน ข. ติดกัน (ในสภาวะปกติสวิตซ์ส่วน ข. แยกกัน ในแบบสภาวะปกติเปิด) และเมื่อส่วน ก. เคลื่อนที่ห่างจากส่วน ข. ไประยะหนึ่ง จะทำ  
 เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษานาน นโมอนุญาติให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



### 2.1.3 ตัวตรวจจับแบบชอนใต้พรม (Mat sensor)



รูปที่ 2.6 แสดงลักษณะของตัวตรวจจับแบบชอนใต้พรม

ตัวตรวจจับแบบนี้ก็เป็นที่ยอมรับ มีลักษณะการทำงานดังนี้ คือ ที่ตัวตรวจจับ จะทำด้วยแผ่นโลหะ 2 แผ่น ประกอับกัน โดยที่แผ่นโลหะทั้ง 2 นี้ ไม่ติดกัน แผ่นโลหะคู่นี้จะถูกนำมาวางขนานกันแล้วไปอบเคลือบพลาสติกเป็นผิว แผ่นโลหะด้านบนแต่ละแผ่นถูกต่อถึงกันด้วยลวดตัวนำ ก. ส่วนแผ่นโลหะด้านล่างจะถูกเชื่อมถึงกันด้วยลวดตัวนำ ข. เมื่อมีน้ำหนักของวัตถุอาจเป็นคน หรือสิ่งของใด ๆ ก็ตามมากดลงบนพื้นพลาสติกจะทำให้โลหะด้านบน ข. สถานที่ติดตั้งมักจะเป็นที่พรมเช็ดเท้าเป็นส่วนมาก

### 2.1.4 ตัวตรวจจับความร้อน (Heat sensor)

ปัจจุบันตัวตรวจจับความร้อนที่มีขายในท้องตลาดมีอยู่ 2 หลักการ คือ แบบแรกจะเป็นตัวตรวจจับความร้อนแบบอุณหภูมิคงที่ (Fixed temperature heat sensor) ตัวตรวจจับแบบนี้ในสภาวะปกติจะอยู่ในสภาวะเปิดวงจร แต่เมื่ออุณหภูมิขึ้นสูงถึงจุด ๆ หนึ่ง สวิตช์จะปิดหน้าสัมผัสเข้าหากันทำให้ลัดวงจร

อีกแบบของตัวตรวจจับความร้อน คือ แบบตรวจจับอัตราการเพิ่มของอุณหภูมิ เช่น อัตราการเพิ่มของอุณหภูมิรวดเร็วถึงขนาด 5 องศาฟาเรนไฮต์ ต่อ 20 วินาที แล้วตัวตรวจจับจะทำงานทันที การติดตั้งตัวตรวจจับทั้ง 2 แบบนี้ นิยมติดใต้ผ้าเพดาน

### 2.1.5 ตัวตรวจจับควัน (Smoke detector)

ตัวตรวจจับประเภทนี้ จะอาศัยหลักการการทำงานที่ว่าปกติในตัวตรวจจับจะมีค่าความต้านทานอยู่ค่าหนึ่ง เมื่อมีก๊าซหรือควันไฟมาตกกระทบหน้าสัมผัสของเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตเห็นนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เครื่องตรวจจับก๊าซและควันไฟแบบส่งเสียงเป็นจังหวะ ใช้ตัวตรวจจับ TGS 308 ซึ่งเมื่อได้รับก๊าซหรือควันไฟ จะเพิ่มแรงดันที่คร่อม R3 จาก 3V เป็น 20V เครื่องนี้จะหน่วงเวลาระยะหนึ่ง เพื่อป้องกันการทำงานเนื่องจากการเปิดสวิตช์บ้อนไฟเลี้ยง IC CMOS ทำหน้าที่เป็น อะสเทเบิล มัลติไวเบรเตอร์ โดยใช้เอท 3 และ 4 เป็นตัวจุดชนวนไตรแวกค์ เพื่อขับแตร ซึ่งจะส่งเสียงเป็นจังหวะช่วงส่งเสียง 2.5 วินาที และหยุด 0.2 วินาที ขาเอทของไตรแวกค์ถูกขับด้วยแรงดันไฟลบ ซึ่งได้จากขดลวด 24 V ของหม้อแปลง

## 2.2 ส่วนแจ้งภัย และส่วนเสียงเตือน

สำหรับส่วนเสียงเตือนนี้ อาจใช้ออดหรือกระดิ่งก็ได้ แล้วใช้รีเลย์ตัด-ต่อไฟเลี้ยงให้กับออดนี้ ซึ่งการควบคุมรีเลย์นี้กระทำโดยไมโครโปรเซสเซอร์

สำหรับส่วนแจ้งภัยนี้ สามารถแบ่งออกได้เป็น 2 แบบคือ

### 2.2.1 แจ้งภัยโดยอาศัยส่งรหัสออกไปตามความถี่พาหะ

วิธีนี้อาศัยการตั้งรหัสประจำหน่วยของระบบเสียก่อน แล้วเมื่อเกิดเหตุร้ายขึ้นไมโครโปรเซสเซอร์จะสั่งให้ทำการผสมรหัสของเครื่องกับ ความถี่พาหะส่งออกไปทางเครื่องส่งไปให้เครื่องรับ ซึ่งต้องทำการแยกความถี่พาหะออก แล้วตรวจดูรหัสที่ได้รับมาว่าเป็นของระบบแจ้งภัยระบบใด ซึ่งรหัสประจำระบบหรือ ประจำหน่วยเหล่านี้ ต้องมีการตกลงกับทางฝ่ายผู้รับสัญญาณไว้ก่อน

### 2.2.2 แจ้งภัยโดยอาศัยโทรศัพท์

การแจ้งภัยแบบนี้ เป็นวิธีที่สะดวก ไม่จำเป็นต้องมีการตกลงรหัสระหว่างผู้ส่งและผู้รับเพียงแต่โทรศัพท์ไปหาผู้รับ เมื่อผู้รับยกหูขึ้นฟังก็สามารถส่งข้อความ หรือ ข้อดี ต่าง ๆ ไปให้ผู้ฟังทราบได้ ซึ่งในโครงการนี้ก็อาศัยการแจ้งภัยแบบนี้ในการทดลอง

## ทฤษฎีเบื้องต้นของโทรศัพท์

โทรศัพท์ในปัจจุบันมี 2 ระบบ คือ ระบบ พัลส์ (Pulse) และระบบคู่ความถี่ (DTMF) ซึ่งมีลักษณะของสัญญาณต่าง ๆ เหมือนกัน ดังนี้

- สัญญาณคู่สายว่าง (Ringback tone) หมายถึง เมื่อเราโทรศัพท์ออกไปแล้วโทรศัพท์ จะมีสัญญาณ เอซี ความถี่ประมาณ 400 Hz 400 มิลลิโวลต์ ในคู่สาย ดังเป็นจังหวะคือ ดัง 1 วินาที เงียบ 4 วินาที

- สัญญาณคู่สายไม่ว่าง (Busy tone) เป็นสัญญาณ เอซี ความถี่ประมาณ 400 เฮิรท์ 400 มิลลิโวลต์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



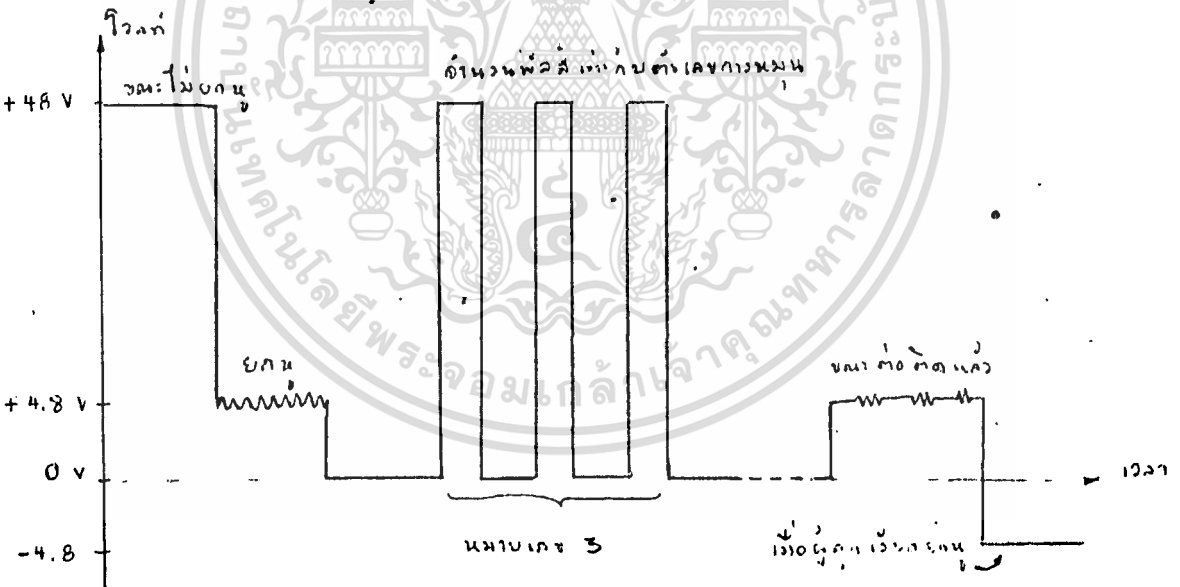
- สัญญาณแอมวกรน (Amplitude tone) เมื่อเรายกหูโทรศัพท์ขึ้น สัญญาณนี้จะเป็นตัวบอกให้ทราบว่า พร้อมทั้งจะโทรออกได้แล้ว เป็นสัญญาณ AC 400 เฮิรท์ 500 มิลลิโวลท์

- สัญญาณกระดิ่ง (Ringing tone) เป็นสัญญาณ เอซี ความถี่ประมาณ 25 เฮิรท์ แต่มีแรงดันสูงประมาณ 90 โวลท์

- ระดับแรงดัน ดีซี ในคู่สายขณะยังไม่ยกหูฟังขึ้นเป็น 48 โวลท์ ดีซี
- ระดับแรงดัน ดีซี ในคู่สายขณะผู้ส่งยกหูฟังขึ้นเป็น 5 โวลท์ ดีซี
- ระดับแรงดัน ดีซี ในคู่สายขณะที่ผู้รับยกหูฟังขึ้นเป็น -5 โวลท์ ดีซี

ความแตกต่างระหว่างโทรศัพท์ ระบบ พัลส์ กับระบบ คู่ความถี่ คือ วิธีการส่งและรับสัญญาณหมายเลข

ระบบ พัลส์ (Pulse)



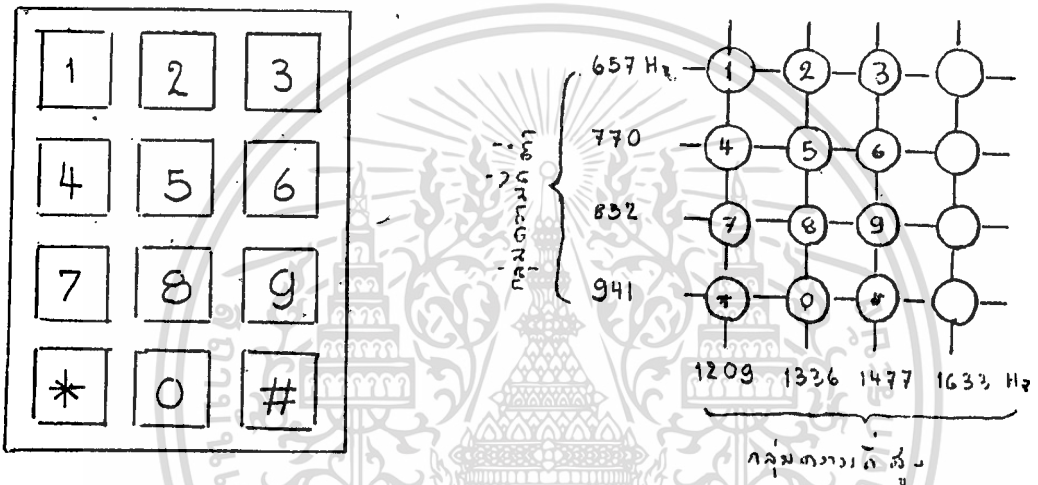
รูปที่ 2.7 แสดงลักษณะสัญญาณในโทรศัพท์ระบบ พัลส์

- ในรูปนี้แสดงตัวอย่างการหมุนหมายเลข 3 ออกไป จะมีพัลส์ 3 ลูกถูกส่งออกมา ความถี่ของพัลส์มี 2 มาตรฐาน คือ 10 พัลส์ต่อวินาที และ 20 พัลส์ต่อวินาที แต่ในโครงงานเราใช้แบบ 10 พัลส์/วินาที

1 พัลส์ใช้เวลา 0.1 วินาที หรือ 100 มิลลิวินาที

- ช่วงเวลาสร้างควมกว้างพัลส์ เป็น  $100 \times 2/3 = 66.66$  มิลลิวินาที
- ช่วงเวลาระหว่างพัลส์ เป็น  $100 \times 1/3 = 33.33$  มิลลิวินาที
- ช่วงเวลาระหว่างแต่ละเบอร์ เป็น 400 มิลลิวินาที

ระบบ คู่ความถี่ (DTMF)

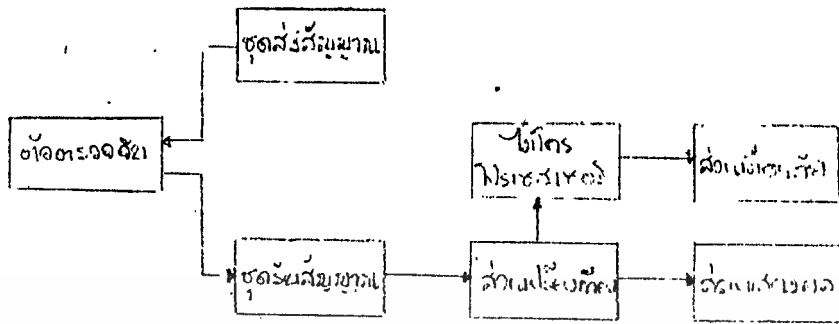


รูปที่ 2.8 แสดงตำแหน่งคีย์และความถี่ของแต่ละคีย์

ในระบบโทรศัพท์แบบนี้ จะมีความถี่ต่างกัน 8 ความถี่ แบ่งเป็นกลุ่มความถี่สูง 4 ความถี่ กลุ่มความถี่ต่ำ 4 ความถี่ ในการกดปุ่มใดปุ่มหนึ่งจะมีความถี่ถูกส่งออกมา 2 ความถี่พร้อมกัน (จากกลุ่มความถี่สูง 1 ความถี่ และจากกลุ่มความถี่ต่ำ 1 ความถี่) ส่วนเบอร์ที่เหลือที่ไม่ได้ใช้นั้นเป็นการเพื่อไว้สำหรับอนาคต

### บทที่ 3

#### การออกแบบและการสร้าง

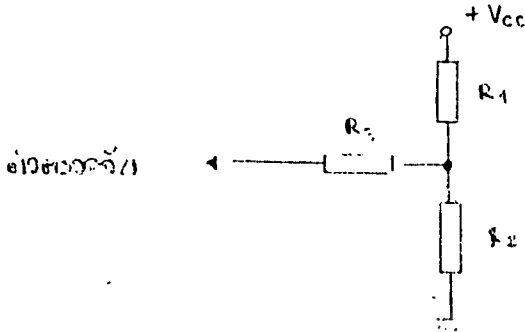


รูปที่ 3.1 รูปแสดง แผนผัง (BLOCK DIAGRAM) ของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ

จากรูป จะแบ่งการทำงานของระบบแจ้งภัยอัตโนมัตินี้เป็น 7 ส่วนด้วยกัน คือ ชุดส่งสัญญาณจะทำหน้าที่ส่งสัญญาณตรวจสอบตามสายมายัง ตัวตรวจจับ ซึ่งอาจเป็นสวิตช์แบบสภาวะปกติปิด หรือสวิตช์แบบสภาวะปกติเปิด ก็ได้ จากนั้นสัญญาณจะผ่านตัวตรวจจับไปยังส่วนรับสัญญาณ ซึ่งจะทำหน้าที่รับสัญญาณจากตัวตรวจจับทั้ง 8 ตัว ทั้งในสภาวะปกติและสภาวะเตือนภัย จากนั้นจะส่งสัญญาณที่ได้ไปให้ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ ซึ่งจะทำหน้าที่แยกให้ทราบว่าสัญญาณที่ได้รับมานี้ เป็นสัญญาณจากสภาวะปกติหรือสภาวะเกิดภัย ถ้าเป็นสภาวะปกติก็จะมีเอ้าท์พุทออกจากส่วนนี้ แต่ถ้าตรวจพบว่าเกิดสภาวะผิดปกติที่จุดใด ก็จะมีเอ้าท์พุทส่งไปให้ส่วนแสดงผลแจ้งตำแหน่งของตัวตรวจจับที่เกิดภัย และส่งเอ้าท์พุทไปให้ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์ทราบเพื่อทำการ แจ้งเตือน และขอความช่วยเหลือต่อไป

## การทำงานของส่วนต่าง ๆ

### 3.1 ส่วนส่งสัญญาณ



รูปที่ 3.2 แสดงส่วนส่งสัญญาณ

ทำหน้าที่ส่งแรงดันไฟตรง (DC Voltage) ตามสายไปยังตัวตรวจ  
จับตามตำแหน่งต่าง ๆ แล้วกลับมายัง ส่วนรับสัญญาณ ซึ่งแรงดันไฟตรงนี้ที่สภาวะ  
ปกติของตัวตรวจจับจะถูกตั้งไว้ค่าหนึ่ง ถ้าเกิดความผิดปกติที่ตัวตรวจจับ หรือสาย  
ส่งสัญญาณแรงดันไฟตรงนี้จะเปลี่ยนแปลงไป ทำให้ส่วนรับสัญญาณและส่วนเปรียบ  
เทียบสัญญาณรับรู้ได้

### 3.2 ส่วนตัวตรวจจับ



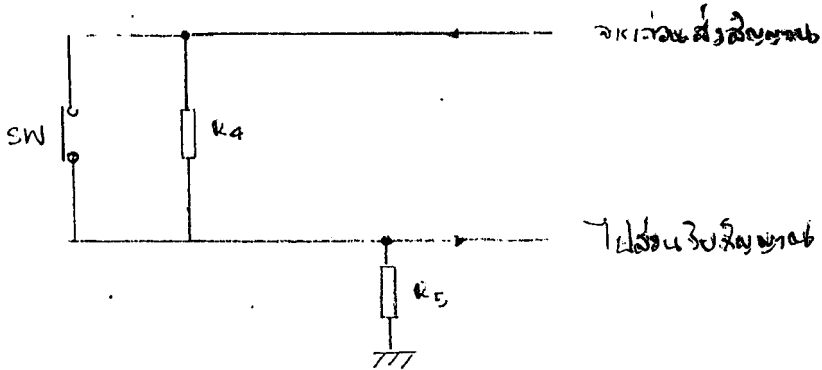
รูปที่ 3.3 แสดงส่วนตัวตรวจจับ

เป็นส่วนที่รับรู้ความผิดปกติ และทำให้เกิดการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณ  
ไปจากสภาวะปกติ ตัวตรวจจับมีหลายแบบดังที่กล่าวมาแล้ว แต่ในที่นี้จะกล่าวถึง  
สวิตช์แบบสภาวะปกติเปิด และสวิตช์แบบสภาวะปกติปิด ซึ่งมีหลักการคล้ายคลึงกับ  
สวิตช์แบบอื่น ๆ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

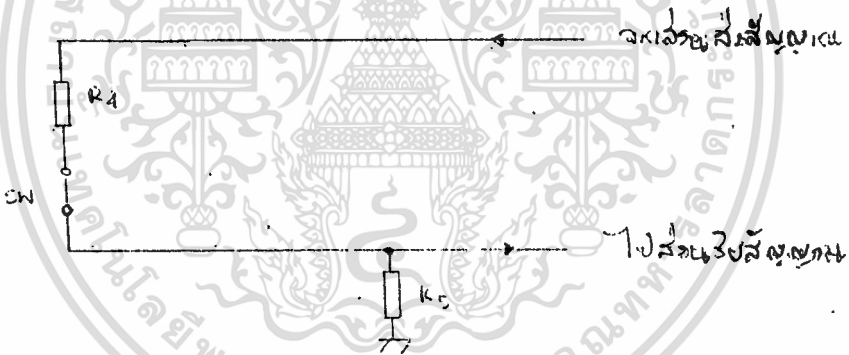
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### สวิตช์แบบสถานะปกติเปิด



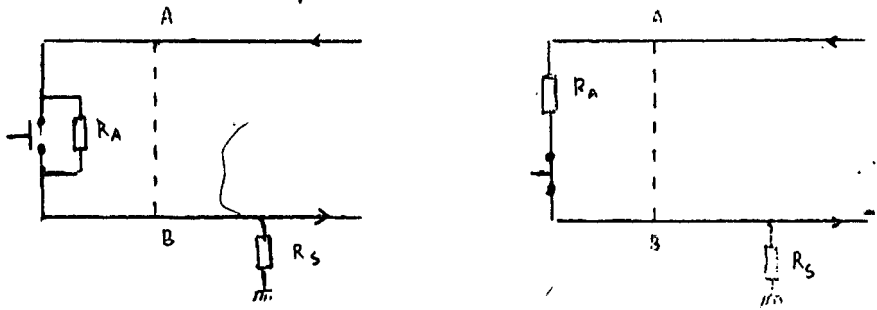
ในสถานะปกติเมื่อสวิตช์ยังไม่ถูกกด R4 และ R5 ต่อกันอยู่ในลักษณะของวงจร Voltage Divider ที่ R5 จะมีแรงดันไฟตรงตกคร่อมอยู่ค่าหนึ่ง ถ้าสวิตช์ถูกกดจะทำให้แรงดันไฟที่ตกคร่อม R5 มีค่าเพิ่มขึ้น ดังนั้นอุปกรณ์รับสัญญาณจะตรวจพบความเปลี่ยนแปลงนี้

### สวิตช์แบบสถานะปกติปิด



ในสถานะปกติที่สวิตช์ยังไม่ถูกกด จะมีแรงดันไฟตรงค่าหนึ่งตกคร่อม R5 ไว้แต่เมื่อ SW ถูกกด (ทำให้วงจรเปิด) จะทำให้แรงดันไฟตรงที่ตกคร่อม R5 เป็น 0 โวลต์ ทำให้ส่วนรับสัญญาณ และส่วนเปรียบเทียบกับสัญญาณตรวจพบความเปลี่ยนแปลงนี้ได้

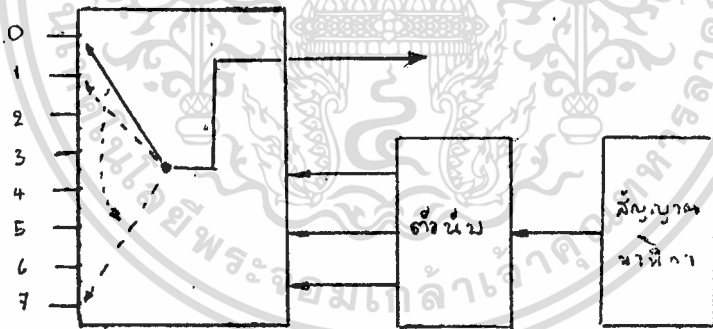
## กรณีการตัดสายและการช็อตสายส่งสัญญาณ



ในกรณีของสวิตช์แบบสถานะปกติเปิด ถ้าจุด A และ B ถูกช็อตจะทำให้ R5 มีแรงดันไฟตรงเพิ่มขึ้น ทำให้ส่วนเปรียบเทียบรับรู้การช็อตนี้ได้

ในกรณีของสวิตช์แบบสถานะปกติปิด ถ้าที่จุด A และ B ถูกตัดสาย จะทำให้แรงดันไฟตรงที่ตกคร่อม R5 มีค่าเป็น 0 โวลต์ ส่วนเปรียบเทียบจะสามารถรับรู้การตัดสายนี้เช่นเดียวกัน

### 3.3 ส่วนรับสัญญาณ



รูปที่ 3.4 แสดง ส่วนรับสัญญาณ

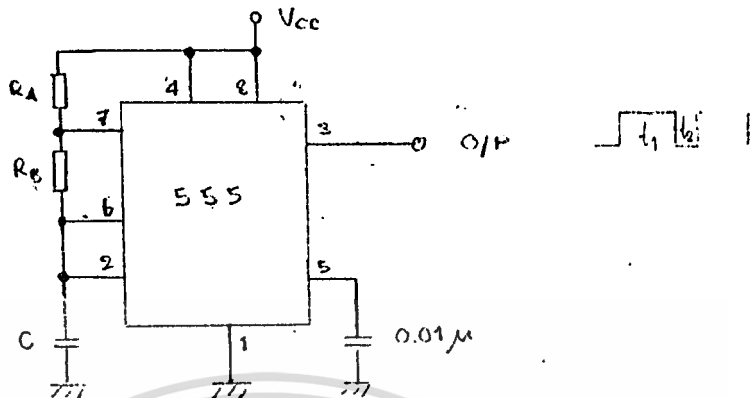
จากวงจรที่ออกแบบสามารถรับสัญญาณจากตัวตรวจจับได้ 8 จุด โดยใช้ IC อนาล็อกสวิตช์ (ANALOG SWITCH) ทำการเลือกรับสัญญาณจากตัวตรวจจับทีละจุดจาก 0 ไปถึง 7 ตามลำดับ แล้วจะวนกลับมาเริ่มต้นที่ 0 ใหม่ เป็นเช่นนี้เรื่อยไป ด้วยความถี่ที่เหมาะสม การเลือกรับสัญญาณนี้จะถูกควบคุมด้วยวงจร นับฐานสอง (BINARY COUNTER) และความเร็วในการเลือกสัญญาณขึ้นอยู่กับความถี่ของสัญญาณนาฬิกาที่ป้อนให้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## ส่วนสร้างสัญญาณนาฬิกา

เราใช้ IC 555 ต่อเป็นวงจรแบบ อะสแตเบอรัลมีลติไวเบเตอรั (Astable Multivibrator) ผลิตความถี่ประมาณ 240 Hz ดังรูป



การทำงานของระบบเป็นดังนี้ คือ เมื่อตัวเก็บประจุ C ได้รับความจุมาจากกระแสที่ไหลผ่าน  $R_a$  และ  $R_b$  จนค่าแรงดันตกคร่อมค่า C มีค่า  $2/3$  ของ  $V_{cc}$  แล้ว วงจรภายในจะทำให้ C คายประจุไปเรื่อยๆ จนกระทั่งแรงดันตกคร่อมของ C เหลือเพียง  $1/3$  ของ  $V_{cc}$  โดยการคายประจุจะคายประจุผ่าน  $R_b$  เข้าไปยังวงจรภายในตัว IC แล้วเริ่มการเก็บประจุใหม่เช่นนี้เรื่อยๆ นั่นคือ การผลิตความถี่จะเกิดอยู่ในช่วงระหว่างช่วงแรงดันจาก  $1/3 V_{cc}$  ไปยัง  $2/3 V_{cc}$  เป็นผลให้แรงดันเอาท์พุทเกิดการสวิตช์อยู่ที่ระดับ 2 ระดับคือ  $V_{cc}$  และ GND

โดยปกติช่วงเวลาที่ตัวเก็บประจุรับประจุ หรือเอาท์พุทอยู่ในสภาวะ  $V_{cc}$  เราสามารถคำนวณช่วงเวลาได้จาก

$$t_1 = 0.69 (R_a + R_b) C$$

ในทำนองเดียวกันช่วงเวลาในการคายประจุ สามารถคำนวณได้ดังนี้

$$t_2 = 0.69 (R_b) C$$

ดังนั้นคาบเวลา 1 cycle หาได้จาก

$$T = t_1 + t_2 = 0.69 (R_a + R_b) C$$

นั่นคือ ความถี่ที่เราต้องการ จะมีค่า

$$f = 1/T = \frac{1.44}{(R_a + 2R_b) C}$$

จากการทดลองเราเลือกใช้ค่า  $R_a = 10$  กิโลโอห์ม

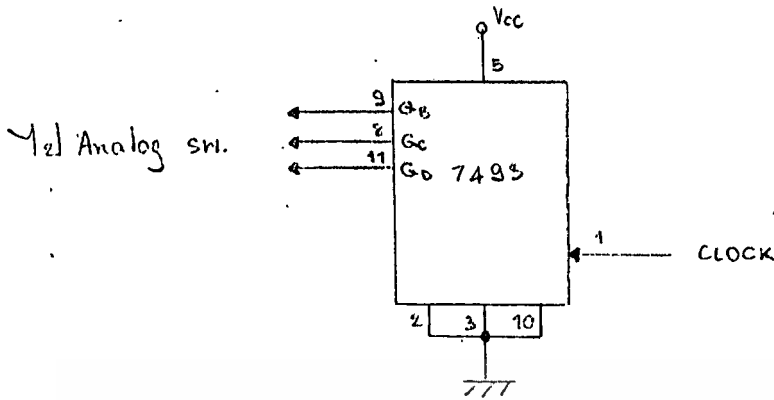
$R_b = 300$  กิโลโอห์ม

$C = 0.01$  ไมโครฟารัด

ความถี่ที่ผลิตได้มีค่าประมาณ 240 Hz.

## ส่วน วงจรนับ (Counter)

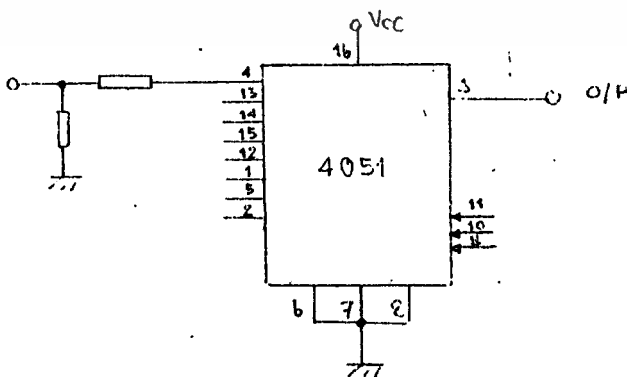
จากทดลองเราเลือกใช้ IC 7493 4 Bit Counter



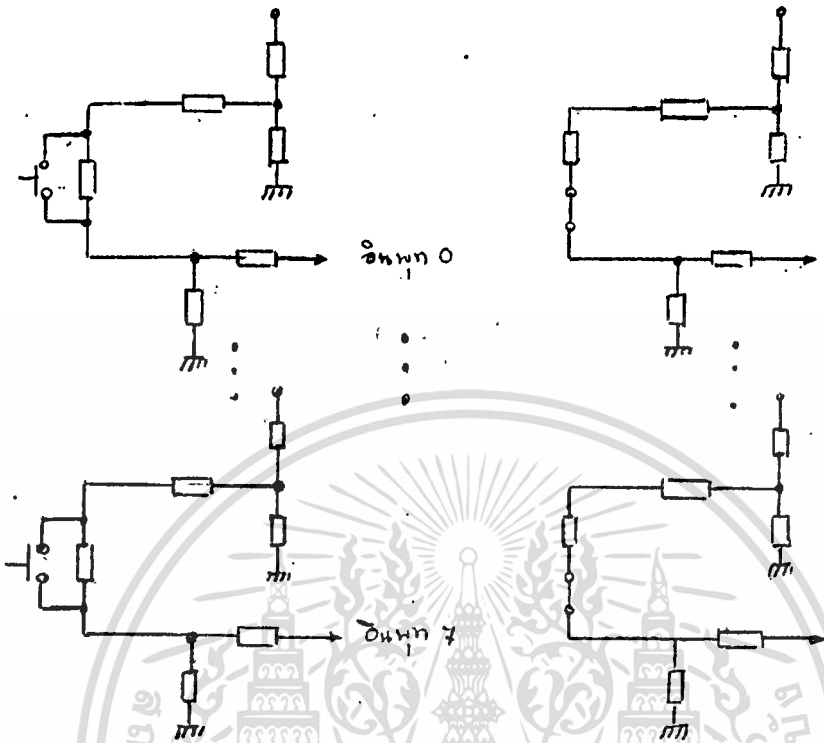
IC 7493 นี้เมื่อรับสัญญาณ นาฬิกา มากระตุ้นจะทำให้มีเอาต์พุตออกมา 4 ค่าโดยถ้า นาฬิกา ลูกแรกเข้ามาเอาต์พุต Qd, Qc, Qb, Qa และมีค่า L L L L ตามลำดับ ถ้ามี นาฬิกา ลูกที่ 2 เข้ามา เอาต์พุตจะมีค่า L L L H ตามลำดับ เป็นเช่นนี้เรื่อยไปตราบเท่าที่ยังมี นาฬิกา เข้ามาที่อินพุตเรื่อย ๆ และค่าสุดท้ายของเอาต์พุตจะเป็น H H H H และเมื่อมี นาฬิกา ลูกถัดไป เอาต์พุตก็จะมีค่า L L L L แล้วเริ่มนับใหม่ แต่ในวงจรนี้ เราจะใช้อเอาต์พุตเพียง 3 ตัว คือ Qd, Qc, Qb เท่านั้น

### ส่วนของ Analog Switch

ทำหน้าที่กวาดรับข้อมูลจากตัวตรวจจับ ทั้ง 8 จุด ในการทดลองนี้ใช้ IC 4051 CMOS ANALOG MULTIPLEXERS/DEMULTIPLEXERS ซึ่งมีอินพุต 8 จุด เอาต์พุต 1 จุดในแบบ MULTIPLEXERS การกวาดรับข้อมูลอินพุต ควบคุมโดย ส่วน BINARY COUNTER 3 bits

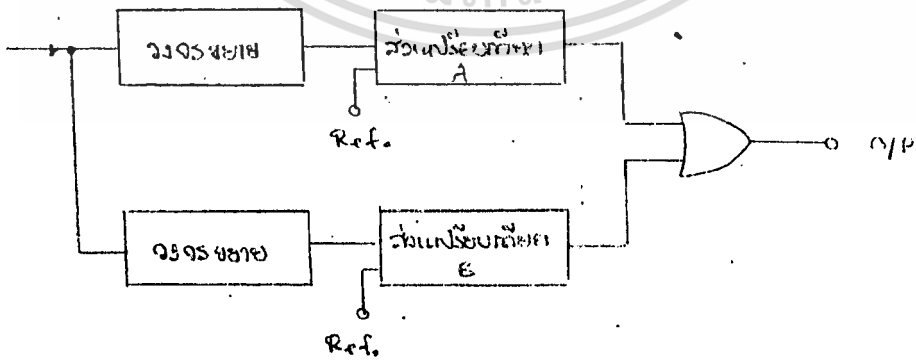


จุดที่รับสัญญาณแต่ละจุดสามารถเลือกใช้สวิทช์แบบ N.O. หรือสวิทช์แบบ N.C. ใดๆอย่างหนึ่ง การต่อตัวตรวจจับแต่ละอินพุท สามารถต่อดังนี้



### 3.4 ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ

สัญญาณที่ได้จากส่วนรับสัญญาณจะถูกนำมาขยาย เพื่อให้ได้ระดับของสัญญาณสูงขึ้น เป็นการป้องกันในกรณีที่สายมีความยาวมาก ๆ แรงดันตกคร่อมสายจะมีค่ามาก แล้วนำเอาสัญญาณที่ผ่านส่วนขยายนี้ไปเข้าวงจรเปรียบเทียบกับระดับแรงดันอ้างอิง

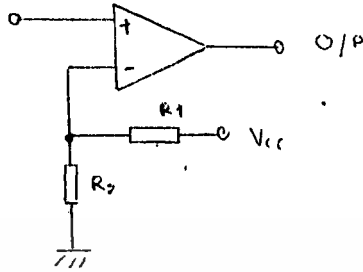


รูปที่ 3.5 แสดง BLOCK DIAGRAM ของส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า, ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

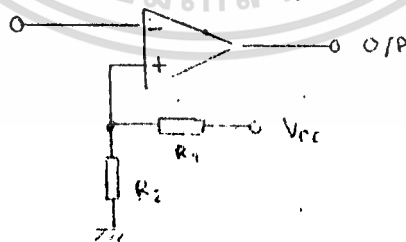
จาก BLOCK DIAGRAM จะเห็นว่าสัญญาณที่รับมาจากส่วนรับสัญญาณจะถูกยกออกเป็น 2 ทางไปยังส่วนขยาย และเปรียบเทียบกับสัญญาณ A และ B

ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ A



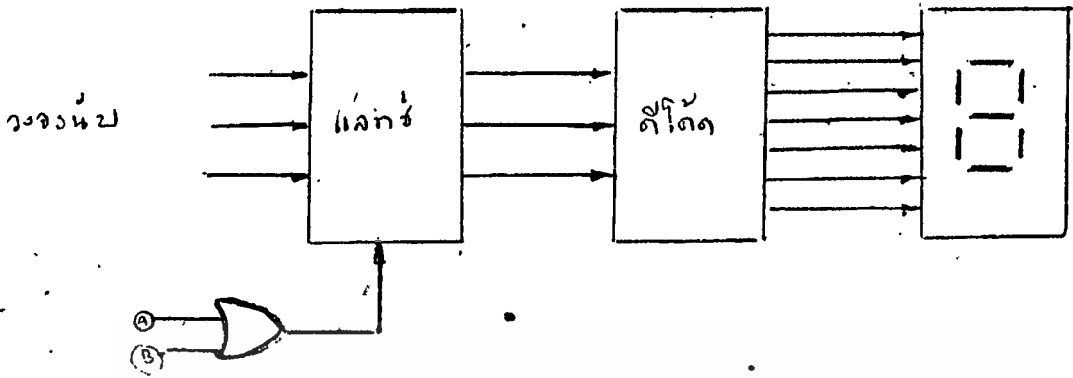
การทำงานของส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ A จะตรวจสอบการทำงานของสวิตช์แบบสภาวะปกติเปิด และการช็อตสายสัญญาณ ดังนั้นวงจรเปรียบเทียบจะตั้งแรงดันอ้างอิงไว้ค่าหนึ่งระดับแรงดันอ้างอิงจะสูงกว่า แรงดันอินพุตที่ขา NON-INVERTING เมื่อสวิตช์แบบสภาวะปกติเปิดทำงาน หรือ สายถูกช็อต จะทำให้ระดับแรงดันอินพุตที่ขา NON - INVERTING จะสูงกว่าระดับแรงดันอ้างอิงที่ตั้งไว้ ดังนั้นเอาต์พุตของวงจรเปรียบเทียบจะทำงานโดยเปลี่ยนจากระดับ "0" เป็น "1"

ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ B จะทำหน้าที่ตรวจสอบสวิตช์แบบสภาวะปกติปิด และการตัดสายสัญญาณ ดังนั้นวงจรเปรียบเทียบจะตั้งระดับแรงดันอ้างอิงไว้ที่ค่าหนึ่งให้ต่ำกว่าแรงดันอินพุต เมื่อสวิตช์แบบสภาวะปกติปิดทำงาน หรือถูกตัดสายสัญญาณ จะทำให้แรงดันอินพุตที่ขา non-inverting มีค่าเป็น 0 โวลต์ คือ ต่ำกว่าแรงดันอ้างอิง เอาต์พุตของวงจรเปรียบเทียบนี้จะเปลี่ยนระดับจาก "0" เป็น "1"



ที่เอาต์พุตของวงจรเปรียบเทียบสัญญาณทั้ง 2 จะนำมาผ่าน OR GATE จึงทำให้ไม่ว่าส่วนเปรียบเทียบชุดใดในการทำงานก็จะได้สัญญาณเอาต์พุตออกมาเป็น "1" จึงเป็นการป้องกันได้ทั้งกรณีการตัดสายสัญญาณหรือการช็อตสายสัญญาณ

### 3.5 ส่วนแสดงผล

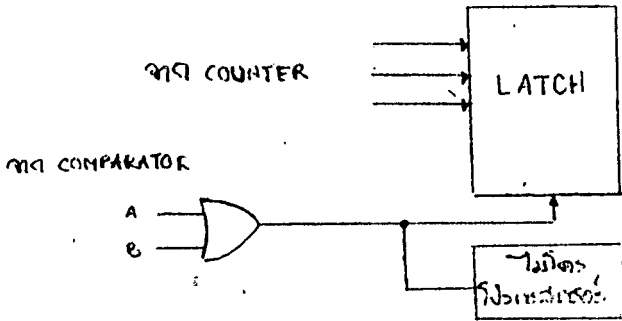


รูปที่ 3.6 แสดง BLOCK DIAGRAMของส่วนแสดงผล

ส่วนแสดงผลจะประกอบด้วยส่วน LATCH ข้อมูล ซึ่งใช้ IC 74377 D FLIP FLOP WITH LATCH และส่วน DECODER ซึ่งใช้ IC 7448 ซึ่งทำหน้าที่แปลงสัญญาณจากส่วน LATCH ให้เป็นรหัสที่ป้อนเข้าส่วน LED 7-SEGMENTS ส่วน LATCH ข้อมูลจะทำงานก็ต่อเมื่อมี CLOCK มากกระตุ้น ซึ่ง CLOCK นี้มาจากเอาต์พุทของส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ

ที่สภาวะปกติส่วนรับสัญญาณจะทำการตรวจสอบสัญญาณจากตัวตรวจจับแต่ละตัวตามแต่ค่าของ COUNTER ที่ป้อน ดังนั้น อินพุทของ LATCH จะมี COUNTER ป้อนให้อยู่ตลอดเวลาแต่ยังไม่ทำงานเนื่องจากไม่มี CLOCK มาป้อน แต่สมมติเมื่อตัวตรวจจับที่ 3 เกิดทำงาน เมื่อค่า COUNTER เป็น 0 1 1 ส่วนรับสัญญาณจะได้แรงดันที่เปลี่ยนแปลงจากสภาวะปกติส่งไปให้ส่วนเปรียบเทียบแรงดัน เมื่อส่วนเปรียบเทียบแรงดันแล้วพบว่าเกิดสภาวะผิดปกติ จะให้เอาต์พุทเป็น 1 มาเข้าเป็น CLOCK ของส่วน LATCH พร้อม ๆ กับ COUNTER ที่ป้อนให้ LATCH ทำให้ส่วน LATCH ทำงานและป้อนเอาต์พุทแก่ส่วนอินพุทของส่วน DECODER ซึ่งจะแปลงอินพุทที่ได้เป็นรหัสที่แสดงเป็นตัวเลขบน LED 7-SEGMENTS ซึ่งในกรณีนี้จะแสดงเป็นเลข "3"

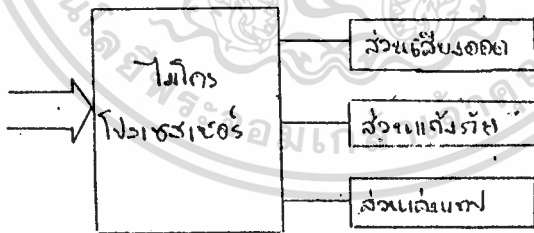
### 3.6 ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์



รูปที่ 3.7 แสดง BLOCK DIAGRAM ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์

ส่วนนี้จะใช้ SINGLE BOARD z-80 ในการทดลอง โดยเชื่อมต่อกับ ส่วนอินพุท/เอาต์พุท พอร์ต 8255 ทำหน้าที่ตรวจสอบสัญญาณจากเอาต์พุทของส่วน เปรียบเทียบสัญญาณ ถ้าตรวจพบว่า เอาต์พุทของส่วนเปรียบเทียบสัญญาณเปลี่ยน จาก "0" เป็น "1" ไมโครโปรเซสเซอร์สั่งให้ส่วน ALARM และส่วนขอความช่วยเหลือทำงานต่อไป

### 3.7 ส่วน ALARM และส่วนแจ้งภัย



รูปที่ 3.8 แสดง BLOCK DIAGRAM ส่วน ALARM และส่วนแจ้งภัย

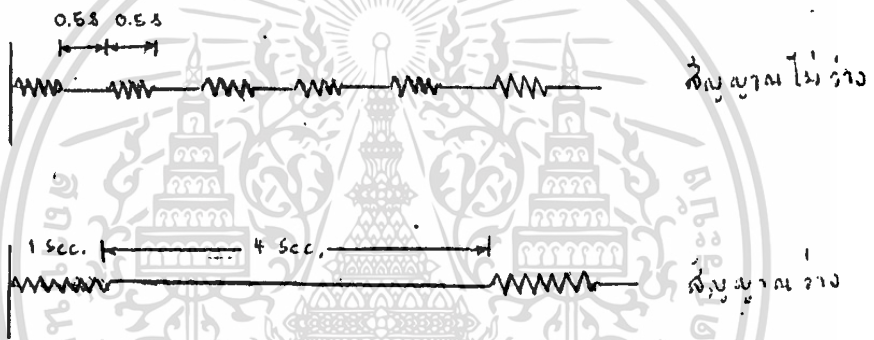
เมื่อไมโครโปรเซสเซอร์รับเอาต์พุททกส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ เมื่อพบการเปลี่ยนระดับ "0" เป็น "1" แล้วก็จะสั่งให้ส่วน ALARM ส่งเสียง เตือนภัยออกมา และจะทำการขอความช่วยเหลือโดยโทรศัพท์ไปยังเลขหมายที่ เราได้ตั้งเอาไว้ อาจจะเป็นสถานีตำรวจ สถานีดับเพลิง หรือแม้กระทั่งที่ ทำ เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

งานของท่านเอง โดยการแจ้งภัยทางโทรศัพท์นี้ได้ออกแบบไว้ทั้งแบบ พัลส์ และ ระบบ ดีทีเอ็มเอฟ (DTMF)

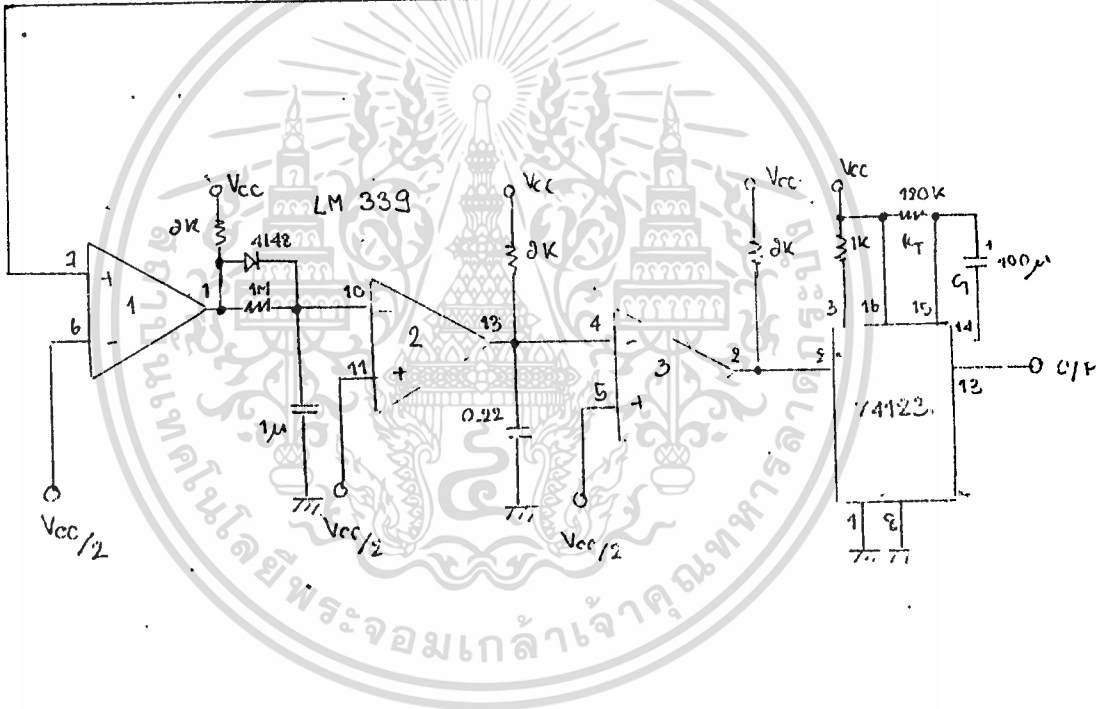
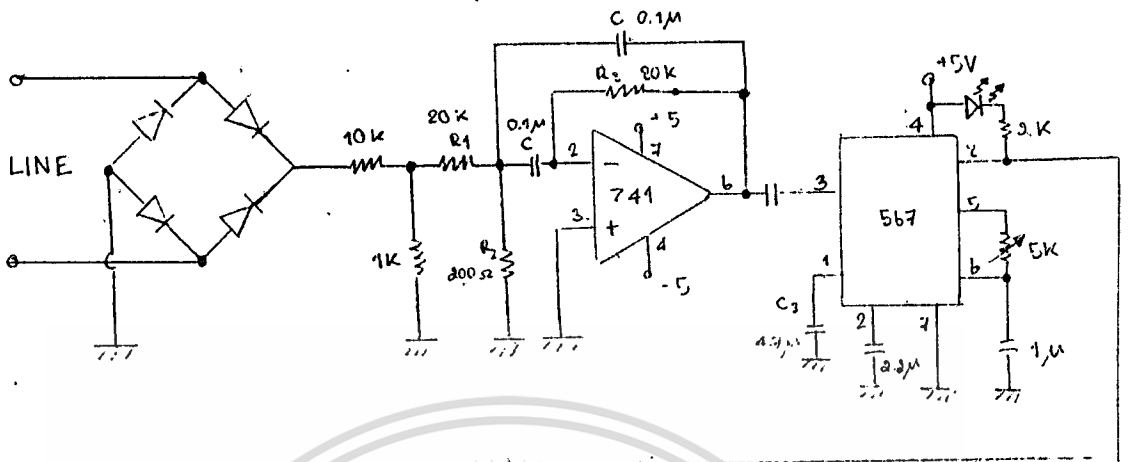
ในการจะโทรศัพท์ออกไปขอความช่วยเหลือ ก่อนอื่นจะต้องทำการ เช็คลักษณะต่าง ๆ ในคู่สายโทรศัพท์ เสียก่อน ซึ่งถ้าโทรออกไปแล้วมีทางฝ่าย รับยกหูโทรศัพท์ขึ้นฟัง จึงจะสามารถส่งเสียงขอความช่วยเหลือจาก เทปบันทึก เสียงออกไปได้

### 3.7.1 ส่วนเช็คลักษณะ

ในระบบนี้จะเช็คลักษณะ เมื่อโทรออกไปแล้วว่า โทรติดหรือไม่ติด นั่นคือสายว่างหรือไม่ว่าง ซึ่งลักษณะนี้เป็น AC 360 Hz ดังเป็นจังหวะดังนี้



ซึ่งในการจับสัญญาณเหล่านี้ เราใช้ IC LM 567 TONE DECODER ต่อร่วมกับวงจรอื่น ๆ เพื่อความแม่นยำในการจับสัญญาณ ดังรูป



รูปที่ 3.9 แสดงวงจรของส่วนเช็คสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ไอซี 1 คือ ออป-แอมป์ ซึ่งใช้เป็นวงจรแบนด์พาสฟิลเตอร์ ส่วนนี้มิได้ไว้เพื่อกรองความถี่ที่ต้องการเข้ามาเท่านั้น ในที่นี้เราตั้งค่าความถี่กลางเอาไว้ประมาณ 360 เฮิร์ต คำนวณได้จากสมการ

$$f_0 = \frac{1}{2\pi C} \left[ \frac{1}{R_3} \cdot \frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2} \right]^{1/2}$$

ในการเลือกค่าความต้านทานต่าง ๆ สามารถเลือกได้จากสมการ

$$R_1 = \frac{G}{2\pi f_0 C}$$

$$R_2 = \frac{G}{2\pi f_0 C (2Q^2 - Q_0)}$$

$$R_3 = \frac{Q}{\pi f_0 C}$$

$$G = \frac{R_3}{2R_1}$$

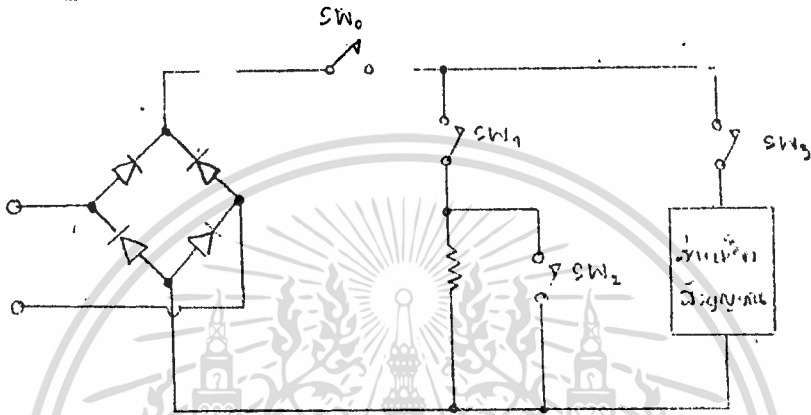
จากค่า  $f_0 = 360$  เฮิร์ต เราเลือกค่า  $R_1 = 20$  กิโลโอห์ม  
 $R_2 = 200$  โอห์ม  
 $R_3 = 80$  กิโลโอห์ม  
 $C_1, C_2 = 0.1$  ไมโครฟารัด

ไอซี 2 คือ LM 567 โทนาไลโคดเดอร์ ซึ่งมีคุณสมบัติดังนี้ คือ เมื่อมีความถี่ตรงกับค่าความถี่ที่เราตั้งเอาไว้ เอาท์พุทของ 567 จะเป็นต่ำ แต่ถ้าความถี่ที่เข้ามาไม่ตรงกับค่าที่ตั้งเอาไว้ เอาท์พุทของ 567 จะเป็นสูง

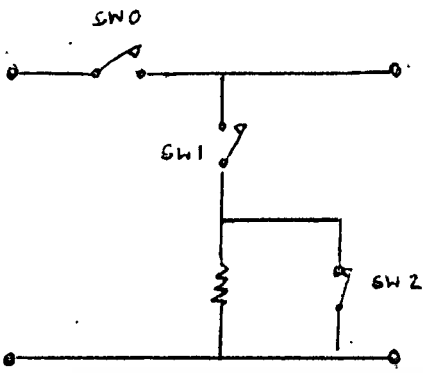
ไอซี 3, 4, 5 คือ LM 339 คอมพาราเตอร์ ซึ่งถ้าเป็นสัญญาณไม่ว่างเข้ามาเอาท์พุทที่ขา 2 จะเป็นสูงตลอด แต่ถ้าเป็นสัญญาณว่างเข้ามาเอาท์พุทที่ขา 2 จะเป็นสูงบ้าง ต่ำบ้าง ทำให้ไอซี 6 โมโนสเตเบิลแบบทริกซ์ทำงาน เอาท์พุทที่ขา 13 จะเป็นสูงตลอด และเมื่อมีผู้รับยกหูโทรศัพท์ขึ้น เอาท์พุทที่ขา 13 จะตกเป็นต่ำตลอด เช่นนี้เราจึงสามารถเช็คการยกหูของผู้รับได้ด้วย

### 3.7.2 ส่วนโทรคัพท์

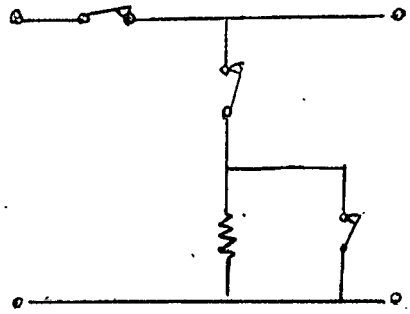
ในระบบโทรคัพท์ระบบพัลส์ เราได้สร้างวงจรเพื่อสำหรับการโทรออก เป็นดังนี้



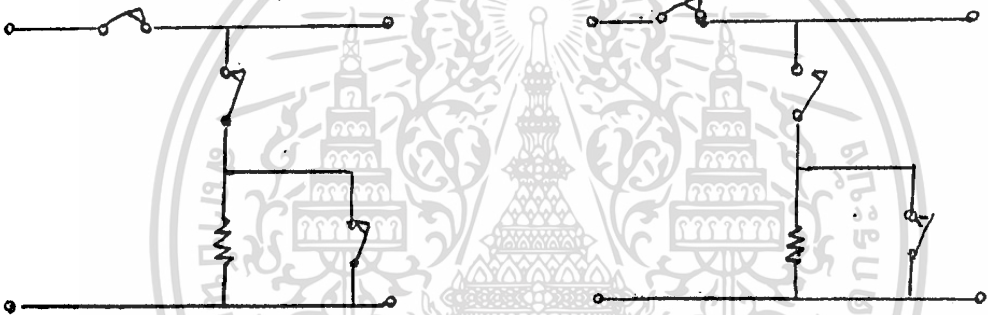
รูปที่ 3.12 แสดงวงจรโทรคัพท์ระบบพัลส์



ก. ปกติ



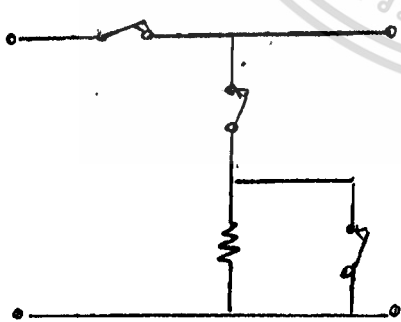
ข. ฉุกเฉิน



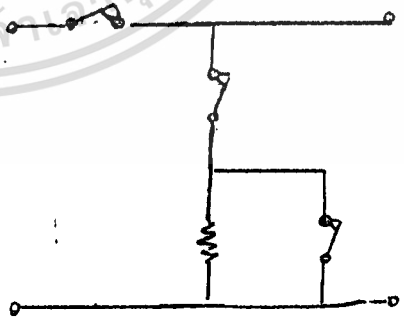
ค. เริ่มหมุน



ง. สิ้นพลังสับเบส (145)



จ. สิ้นพลังงาน 33 kv (๓๖)

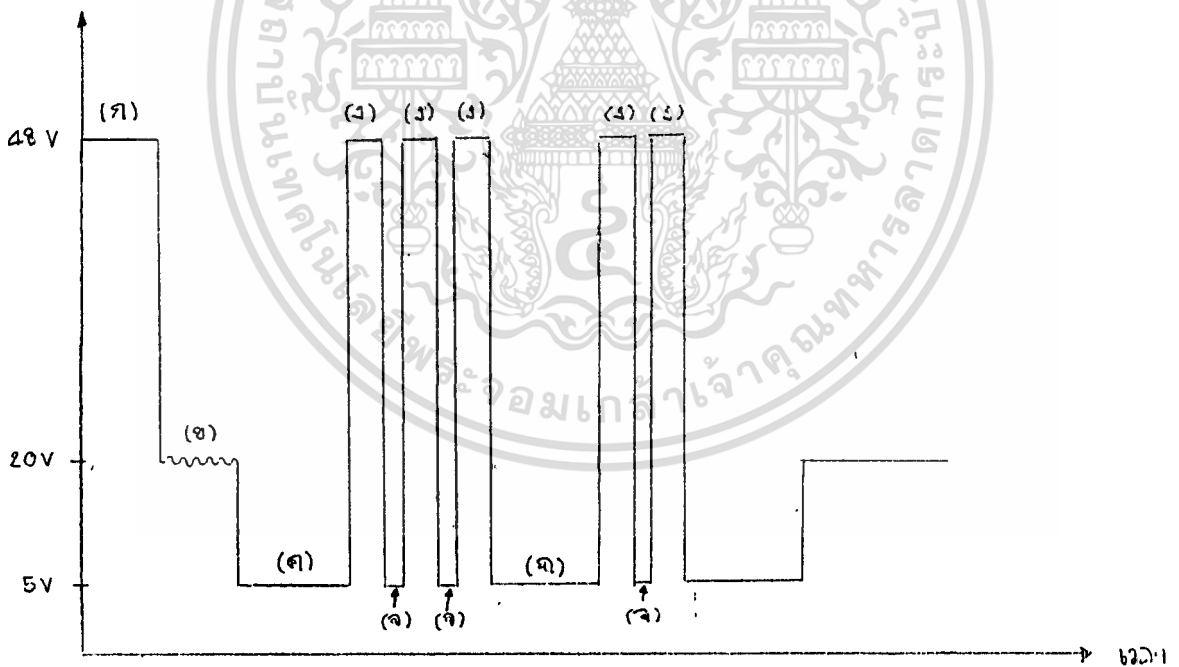


ฉ. ชิ่งเวลาเว้นระหว่งเบจ

รูปที่ 3.13 แสดงตำแหน่งของสวิตช์ตามขั้นตอนของการหมุนหมายเลขโทรศัพท์

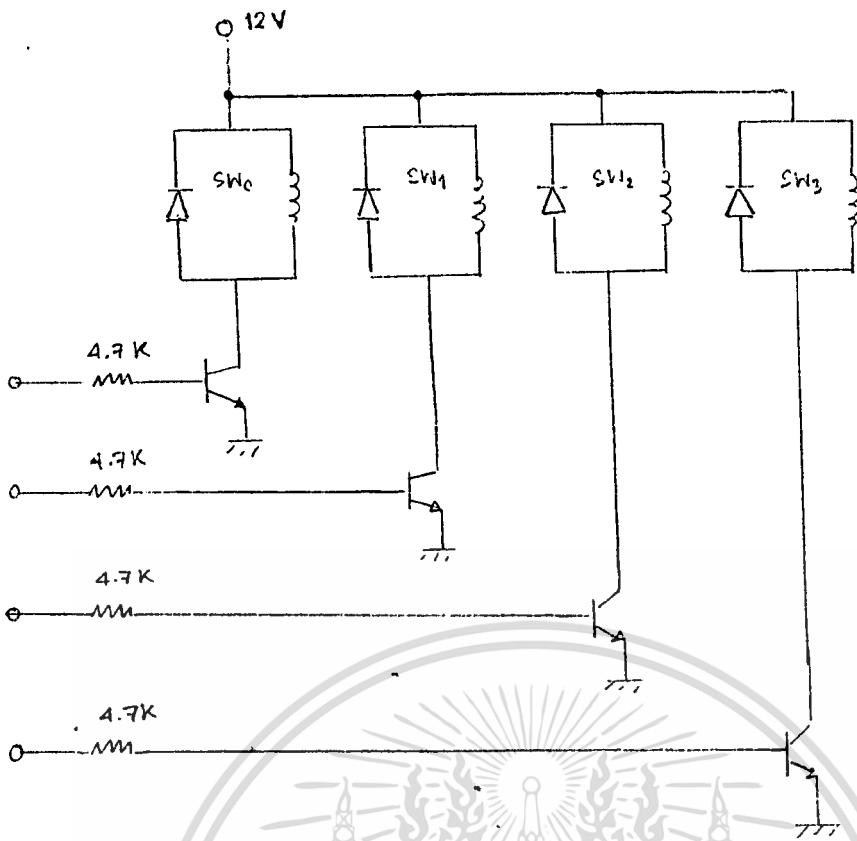
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ขั้นตอนที่ 1 คือ รูป ก. แสดงสถานะที่ยังไม่ได้ใช้วงจรทรานซิสต์นี้ ดังนั้นทรานซิสต์จริงยังคงใช้งานได้ตามปกติ แรงดันในคู่สายเป็น 48 V
  - ขั้นตอนที่ 2 คือ รูป ข. แสดงสถานะการยกหูทรานซิสต์ของวงจรนี้ เป็นการเตรียมหมุนเบอร์ทรานซิสต์ออก แรงดันในคู่สายเป็น 20
  - ขั้นตอนที่ 3 คือ รูป ค. แสดงสถานะการเริ่มหมุนเบอร์ทรานซิสต์ แรงดันในคู่สายเป็น 0 โวลต์
  - ขั้นตอนที่ 4 คือ รูป ง. แสดงสถานะขณะหมุนเบอร์ทรานซิสต์ เป็นช่วงสร้างพัลส์ขนาด 48. โวลต์ และมีความกว้างพัลส์ 66.66 มิลลิวินาที
  - ขั้นตอนที่ 5 คือ รูป จ. แสดงสถานะขณะหมุนเบอร์ทรานซิสต์ แต่เป็นช่วงสร้างระยะห่างระหว่างพัลส์ มีระดับแรงดันเป็น 0 โวลต์ มีความกว้างเป็น 33.33 มิลลิ-วินาที
  - ขั้นตอนที่ 6 คือ รูป ฉ. แสดงสถานะช่วงเวลาระหว่างเบอร์แต่ละเบอร์ที่ทำการหมุน มีระดับแรงดัน 0 โวลต์ มีความ 400 มิลลิวินาที
- ขั้นตอนของการหมุนเบอร์ทรานซิสต์นี้ สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 3.14



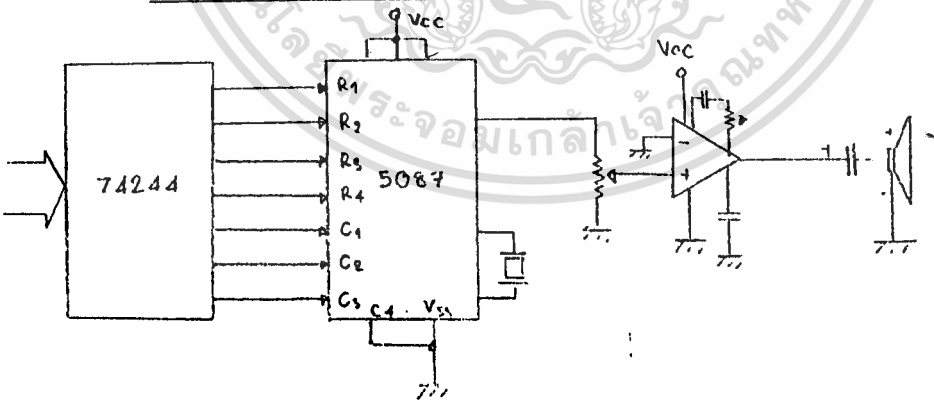
รูปที่ 3.14 แสดงขั้นตอนการหมุนเบอร์ทรานซิสต์

จากไมโครโปรเซสเซอร์



รูปที่ 3.15 แสดงการควบคุมสวิทช์รีเลย์ด้วย ไมโครโปรเซสเซอร์

วงจรโทรศัพท์ระบบ DTMF

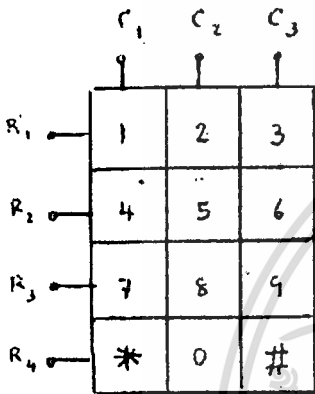


รูปที่ 3.16 แสดงวงจรสร้างความถี่ในระบบ DTMF

IC เบอร์ 5087 เป็น IC สร้างคู่ความถี่ในระบบ DTMF ซึ่งสามารถเลือกที่จะใช้อินพุท เป็นคีย์บอร์ด หรือ อินพุทจากไมโครโปรเซสเซอร์ได้ โดยเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เอาที่พุกของ IC เบอร์นี้จะไปผ่านส่วนขยายกำลัง LM 386 AUDIO AMP. เพื่อไป  
ป้อนออกลำโพง

ในการที่ IC 5087 จะส่งเบอร์อะไรสักเบอร์ออกมา จะต้องมีการ  
การเซต (SET) ที่แถวและหลักของอินพุตดังนี้ สมมุติต้องการส่งเบอร์ 1 ก็ให้แถวที่  
1 เป็น LOW แถวที่เหลือเป็น HIGH และหลักที่ 1 เป็น HIGH หลักที่เหลือเป็น  
LOW วิธีการส่งเบอร์อื่นก็ใช้หลักการเดียวกัน

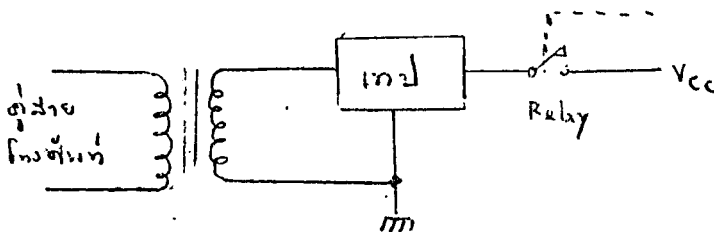


FREQ.	STANDARD DTMF	OUTPUT TONE	ERROR%
$f(R_1)$	697	704.5	0.062
$f(R_2)$	770	771.4	0.019
$f(R_3)$	852	859.2	0.061
$f(R_4)$	941	935.1	0.063

FREQ.	STANDARD DTMF	OUTPUT TONE	ERROR%
$f(C_1)$	1209	1215.9	0.057
$f(C_2)$	1336	1331.7	0.052
$f(C_3)$	1477	1471.9	0.035
$f(C_4)$	1633	1645	0.073

รูปที่ 3.17 แสดงคีย์บอร์ดโทรศัพท์และคู่ความถี่ของแต่ละเบอร์

### 3.9.3 ส่วนเทปบันทึกเสียง



ส่วนนี้เราจะทำการอัดเสียงลงเทปไว้ก่อน แล้วจะควบคุมการเล่น  
กลับด้วยไมโครโปรเซสเซอร์โดย เมื่อต้องการจะให้เล่นเทป ไมโครโปรเซส  
เซอร์เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



การทดลองและผลการทดลอง

ส่วนตัวส่งสัญญาณและตัวตรวจจับ

การทดลองในส่วนนี้ ใช้ตัวความต้านทางเป็นตัวส่งสัญญาณ และใช้ DIP SWITCH แทน สวิตช์ทั้งแบบสภาวะปกติเปิด และสภาวะปกติปิด ซึ่งใช้ผลเป็นที่พอใจ

ส่วนตัวรับสัญญาณ

ในการทดลองส่วนนี้ เราสามารถเลือกความเร็วในการกวาดรับสัญญาณในแต่ละจุดด้วยการปรับค่าความต้านทาง และค่าเก็บประจุที่ IC 555 ซึ่งเราเลือกค่าความถี่ที่ออกจาก 555 เป็น 240 Hz เพราะเป็นค่าที่เมื่อเกิดการเตือนภัยหลาย ๆ จุดพร้อมกันแล้วส่วนแสดงผลสามารถแสดงค่าตัวเลขตำแหน่งของตัวตรวจจับ ที่เปลี่ยนไปมา แล้วยังสามารถรู้เรื่อง ซึ่งถ้าให้ความเร็วในการกวาดรับมากเกินไป เวลาเกิดการเตือนภัยหลาย ๆ จุดพร้อมกัน อาจดูส่วนแสดงผลไม่รู้เรื่องก็ได้

ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ

เนื่องจากในการทดลองนี้ ไม่ได้ทดลองใช้สายสัญญาณที่มีความยาวมาก ๆ จึงได้ตั้งค่าอัตราขยายของ OP-AMP ไว้แค่นั้น แต่คิดว่าถ้าใช้สายสัญญาณยาว ๆ ก็เพิ่มอัตราขยายได้โดยไม่เป็นผลเสียต่อวงจร และในการทดลองครั้งแรกได้ใช้ส่วนขยายเป็นแบบ NON - INVERTING AMP แต่ปรากฏว่าให้เอาท์พุทออกมาไม่ดี มีสัญญาณรบกวนมาก จึงเปลี่ยนไปใช้ วงจรขยายแบบ INVERTING AMP. 2 ตัวต่ออนุกรมกัน ซึ่งจะทำให้รูปสัญญาณของเอาท์พุท ใกล้เคียงกับรูปสัญญาณของอินพุท ส่วนเปรียบเทียบสัญญาณ เลือกใช้ IC COMPARATOR แทนที่ใช้ IC OP-AMP ธรรมดาเนื่องจากจะให้ความเที่ยงตรงของเอาท์พุทดีกว่า และเมื่อทำการตัดสายหรือชื้อตสายสัญญาณ ส่วนนี้ก็สามารถทำงานได้อย่างถูกต้อง

## ส่วนแสดงผล

ที่ตัว IC 7448 ซึ่งเป็นตัวแปลงรหัสที่ได้จาก IC 74377 D FLIP FLOP ให้เป็นรหัสที่สามารถป้อนเข้า LED 7 SEGMENTS ได้โดยตรงนั้น ถ้าไม่มีการเซ็ตสถานะเริ่มต้นให้ IC 7448 แล้ว เมื่อเปิดให้ระบบทำงาน ที่ 7 SEGMENTS อาจจะแสดงค่าเริ่มต้นอะไรก็ได้ค่าหนึ่งออกมา ทั้ง ๆ ที่ยังไม่มีการเตือนภัย ดังนั้นเมื่อเป็นการเซ็ตสถานะเริ่มต้นจึงตั้งขา 8 ซึ่งเป็นอินพุทของ D FLIP FLOP เป็น LOW และให้เอาท์พุทของ D FLIP FLOP นี้ผ่าน INVERTER ไปเข้าขา 4 ของ 7448

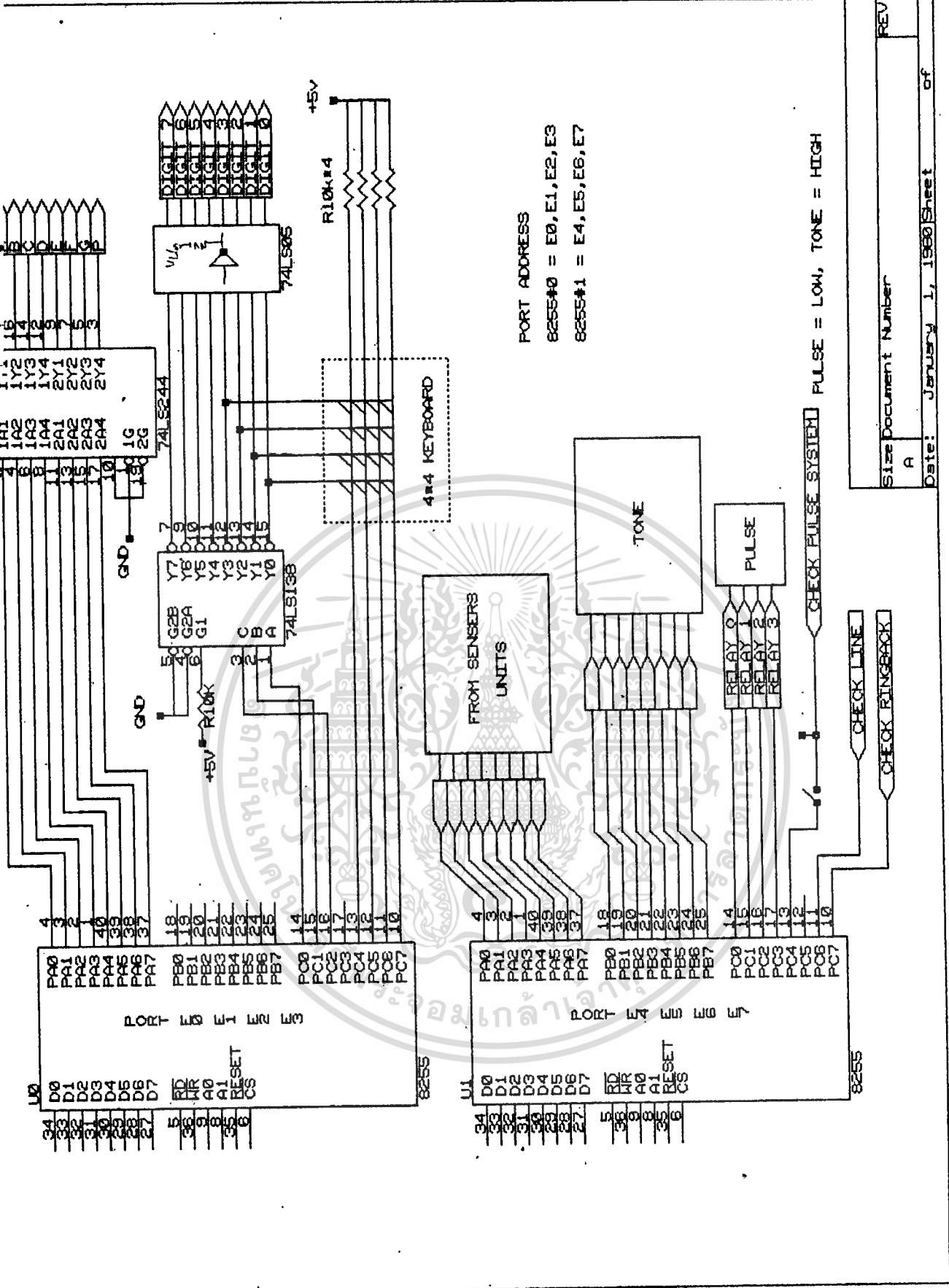
## ส่วนโทรคัมพ์

ในระบบพัลส์ ได้ทำการทดลองโทรสายภายในคณะ ให้ผลเป็นที่พอใจ คือ สามารถโทรได้ถูกเบอร์ ไม่ผิดพลาด

ในระบบ DTMF ไม่ได้ทดลองโทรออกผ่านคู่สายโทรคัมพ์จริงเพียงแต่ให้แสดงผลการโทรออกผ่านลำโพง ซึ่งให้เสียงเหมือนการกดแป้นคีย์บอร์ดของโทรคัมพ์จริง ดังนั้นจึงคิดว่า วงจรนี้น่าจะใช้ได้

## ส่วนเช็คสัญญาณ

วงจรในส่วนนี้ ถ้าไม่ทำการต่อ BANDPASS FILTER และส่วน BUFFER แล้วจะทำให้ความเสียหายให้แก่ IC LM 567 และอาจไม่ให้ผลที่เที่ยงตรง และยังอาจทำให้ชุดสายโทรคัมพ์เสียได้ ในขั้นแรกของการทดลองได้นำเอาท์พุทที่ออกจาก LM 567 ไปให้ไมโครโพรเซสเซอร์ทำการตรวจจับแยกความแตกต่างระหว่างสัญญาณว่าง และสัญญาณไม่ว่างแต่ปรากฏว่าไมโครโพรเซสเซอร์ตรวจจับได้ไม่แน่นอน จึงเพิ่มส่วน คอมพาราเตอร์ และ โมโนสเตเบิลเข้าไปเพื่อให้ได้เอาท์พุทที่ดีพอที่ไมโครโพรเซสเซอร์ตรวจจับได้



PORT ADDRESS

8255\*0 = E0, E1, E2, E3

8255\*1 = E4, E5, E6, E7

PULSE = LOW, TONE = HIGH

Size Document Number

A

Date: January 1, 1980 Sheet of

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่าการผิดใดทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 5

### สรุปและวิจารณ์

วงจรทั้งหมดที่ได้ออกแบบ และทดลองนั้น ได้ทำเพื่อสนองแนวความคิดของระบบแจ้งภัยอัตโนมัติ โดยสรุปได้เป็นข้อ ๆ ดังนี้

1. ส่วนตัวตรวจจับ ได้ใช้ตัวตรวจจับแบบสวิทช์ปิด-เปิด ธรรมดา ซึ่งมีหลักการทำงานคล้ายกับตัวตรวจจับแบบอื่น ๆ และผลการทดลองก็ให้ความน่าเชื่อถือสูง ถูกต้อง แม่นยำ สามารถเช็คการตัดสาย หรือการช็อตสายได้จริง แต่วงจรนี้มีข้อด้อยตรงที่ต้องมีการเดินสายสัญญาณ อาจทำให้เกะกะ

2. ส่วนโทรศัพท์ เนื่องจากขณะที่ทำการทดลองโครงการนี้ โทรศัพท์ไม่ค่อยมีให้ทดลอง จึงทำให้เกิดความล่าช้ามาก การทดลองในส่วน DTMF จึงมิได้โทรออกในคู่สายจริง และในส่วนเช็คสัญญาณว่าง หรือไม่ว่างนั้นควรรีใช้แบนด์พาสฟิลเตอร์ด้วย เพราะจะทำให้เอาที่พหุมีความแม่นยำดีกว่า

3. ส่วนไมโครโปรเซสเซอร์ ในการทดลองครั้งนี้ได้ใช้ซิงเกิลบอร์ด z 80 ซึ่งมีปัญหามากเนื่องจากเครื่องมักจะรวนบ่อย ๆ

## กิตติกรรมประกาศ

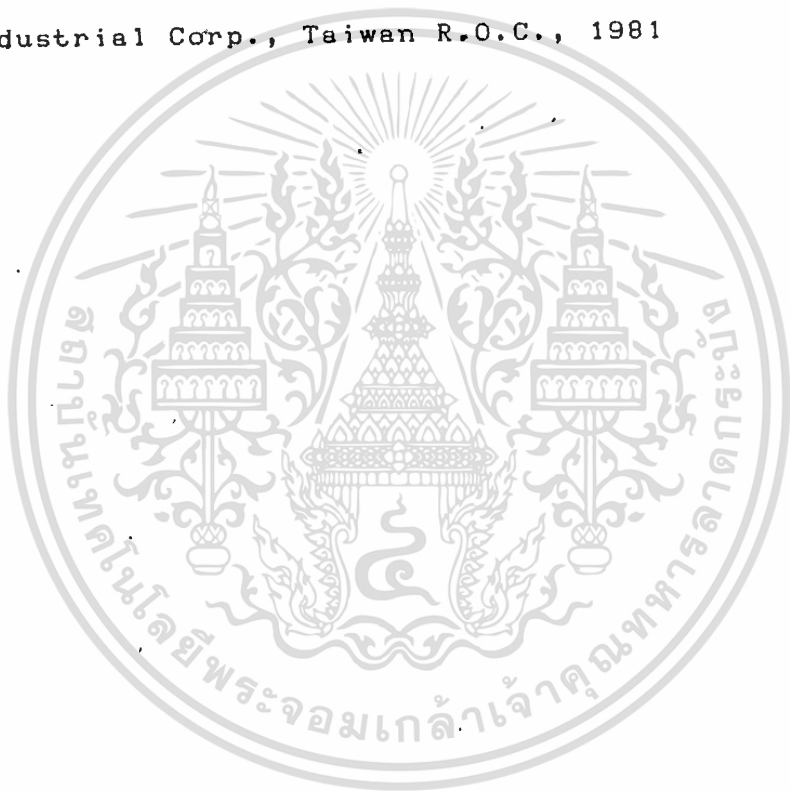
วิทยานิพนธ์เรื่องนี้สำเร็จได้ด้วยดี ก็ด้วยคำแนะนำต่างๆของอาจารย์  
ขนิษฐา แซ่ตั้ง ซึ่งเป็นอาจารย์ที่ปรึกษาของผู้ทำวิทยานิพนธ์นี้ จึงขอกราบ  
ขอบพระคุณอาจารย์ ขนิษฐา แซ่ตั้ง เป็นอย่างสูง และขอขอบคุณเพื่อน ๆ  
ทุกคนที่มีส่วนช่วยเหลือในการทำวิทยานิพนธ์นี้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## เอกสารอ้างอิง

1. ชูชัย, คณัย, ทินกร, จงชัย, ฉานินทร์ "การใช้งาน Z-80", พิลิกส์ เซนเตอร์การพิมพ์, 284 หน้า, ไม่ระบุปีการพิมพ์
2. คู่มือ/เทียบเบอร์, "ไอซี TTL", ซีเอ็ดดูเคชั่น, 400 หน้า, 2531
3. Rodney Zaks, "Programming the Z-80", ZYBEX, 624 p., 1980
4. Handbook, "Linear Databook, National Semiconductor Inc., U.S.A., 1984
5. Microprocessor, "MPF-1 User's manual", Multitech Industrial Corp., Taiwan R.O.C., 1981



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น 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.

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

### Features

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

### Applications

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

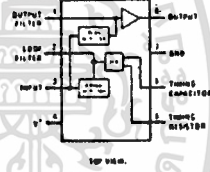
### Schematic and Connection Diagrams

Metal Can Package

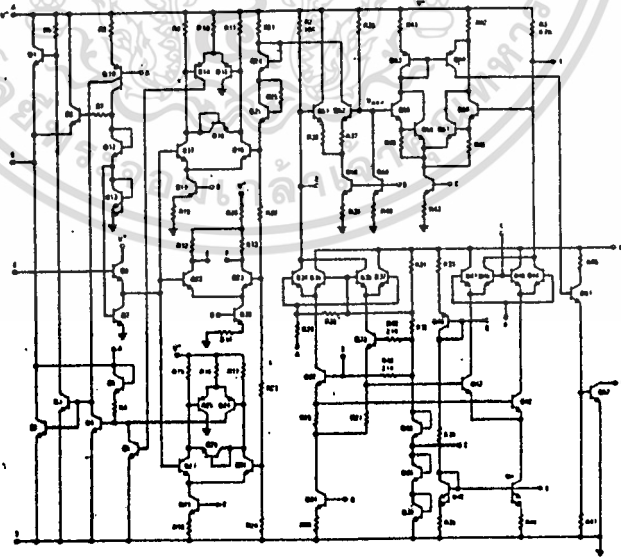


Order Number LM567H or LM567CH  
See NS Package H08C

Dual-In-Line Package



Order Number LM567CN  
See NS Package N08B



### Absolute Maximum Ratings

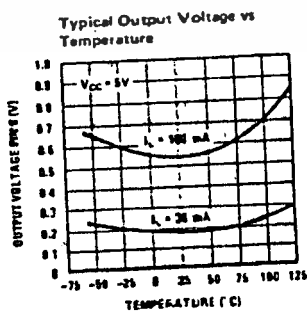
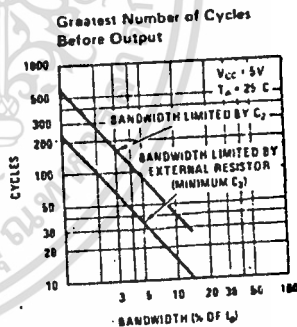
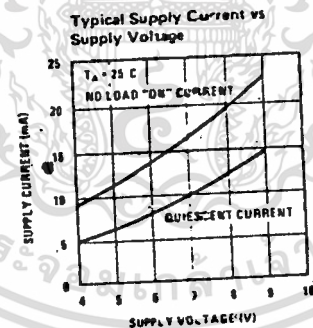
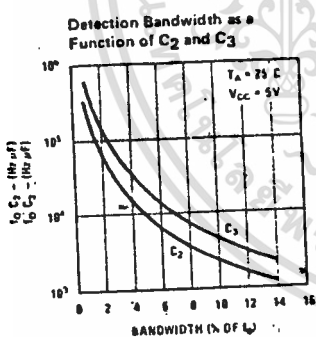
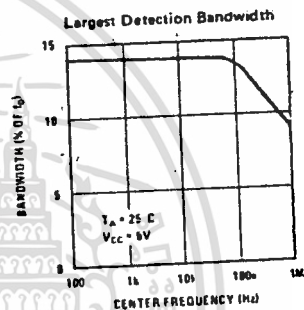
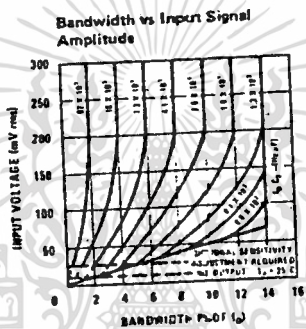
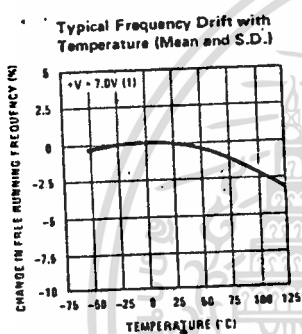
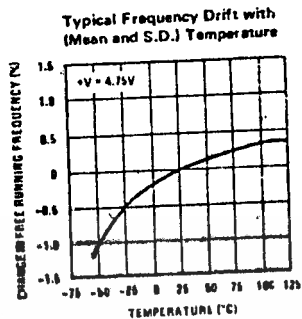
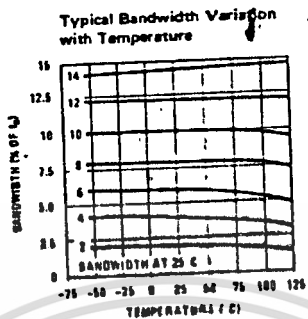
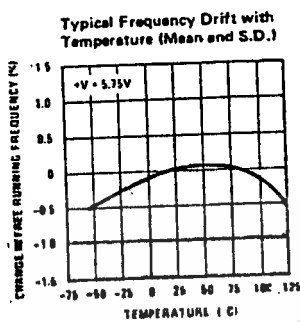
Supply Voltage Pin	10V
Power Dissipation (Note 1)	300 mW
V <sub>B</sub>	-15V
V <sub>3</sub>	-10V
V <sub>3</sub>	V <sub>B</sub> + 0.5V
Storage Temperature Range	-65°C to +150°C

### Electrical Characteristics (AC Test Circuit, T<sub>A</sub> = 25°C, V<sub>C</sub> = 5V)

PARAMETERS	CONDITIONS	LM567			LM567C/LM567CN			UNITS
		MIN	TYP	MAX	MIN	TYP	MAX	
Power Supply Voltage Range		4.75	9.0	9.0	4.75	9.0	9.0	V
Power Supply Current	R <sub>L</sub> = 20k		8	8		7	10	mA
Quiescent								
Power Supply Current	R <sub>L</sub> = 20k							
Activated			11	13		12	15	mA
Input Resistance		18	20	22	15	20	25	kΩ
Smallest Detectable Input Voltage	I <sub>C</sub> = 100 mA, f <sub>s</sub> = f <sub>c</sub>		20	25		20	25	mVrms
Largest No Output Input Voltage	I <sub>C</sub> = 100 mA, f <sub>s</sub> = f <sub>c</sub>	10	15		10	15		mVrms
Largest Simultaneous Outband Signal to In-band Signal Ratio			6			6		dB
Minimum Input Signal to Wideband Noise Floor	B <sub>n</sub> = 140 kHz		-8			-8		dB
Largest Detection Bandwidth		12	14	16	10	14	18	% of f <sub>c</sub>
Largest Detection Bandwidth Skew			1	2		2	3	% of f <sub>c</sub>
Largest Detection Bandwidth Variation with Temperature			±0.1	0.25		±0.1	0.5	%/°C
Largest Detection Bandwidth Variation with Supply Voltage	4.75V - 8.75V		±1	±2		±1	±5	%V
Highest Center Frequency		100	500		100	500		kHz
Center Frequency Stability	0 < T <sub>A</sub> < 70		35 ± 60			35 ± 60		ppm/°C
	-55 < T <sub>A</sub> < +125		35 ± 140			35 ± 140		ppm/°C
Center Frequency Shift with Supply Voltage	4.75V - 8.75V		0.5	1.0		0.4	2.0	%/V
Fastest ON-OFF Cycling Rate			f <sub>c</sub> /20			f <sub>c</sub> /20		
Output Leakage Current	V <sub>B</sub> = 15V		0.01	25		0.01	25	μA
Output Saturation Voltage	e <sub>o</sub> = 25 mV, I <sub>B</sub> = 30 mA		0.2	0.4		0.2	0.4	V
	e <sub>o</sub> = 25 mV, I <sub>B</sub> = 100 mA		0.6	1.0		0.6	1.0	
Input Fall Time			30			30		ns
Output Rise Time			150			150		ns

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

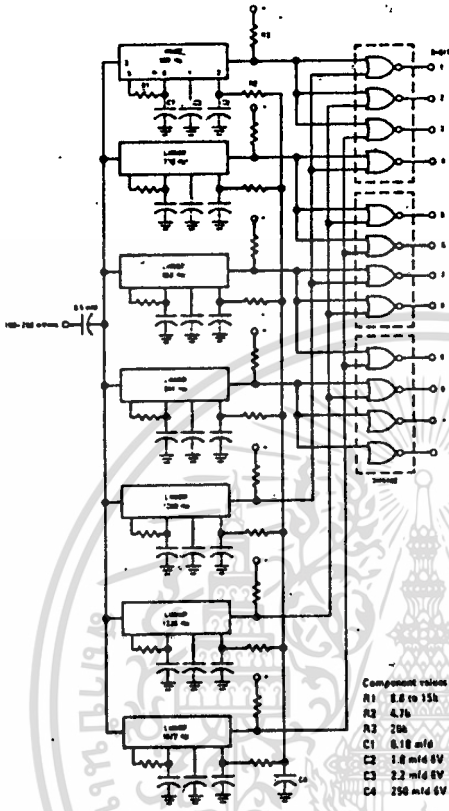
### Typical Performance Characteristics



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

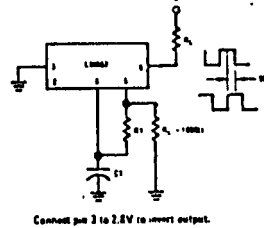
Typical Applications

Touch-Tone Decoder

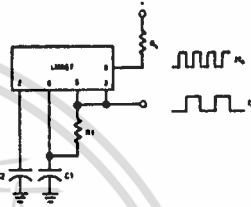


- Component values (typ)
- R1 8.8 to 15k
  - R2 4.7k
  - R3 20k
  - C1 0.18 mfd
  - C2 1.8 mfd 6V
  - C3 2.2 mfd 6V
  - C4 250 mfd 6V

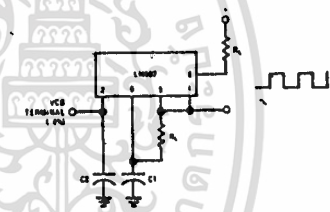
Oscillator with Quadrature Output



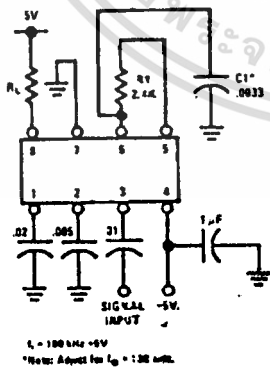
Oscillator with Double Frequency Output



Precision Oscillator Drive 100 mA Loads



AC Test Circuit



Applications Information

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

$$f_0 \cong \frac{1}{1.1R_1C_1}$$

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),  $V_1 \leq 200$  mV

$C_2$  = Capacitance at Pin 2 ( $\mu$ F)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SCL4051B, SCL4052B  
SCL4053B



CMOS ANALOG MULTIPLEXERS  
/ DEMULTIPLEXERS

FEATURES

- ◆ Wide Range of Digital and Analog Signal Levels: Digital-3 to 15V, Analog-to 15V<sub>p-p</sub>
- ◆ Low ON-Resistance: 80Ω (typ.) over entire 15V<sub>p-p</sub> Signal-Input Range for V<sub>DD</sub>-V<sub>EE</sub> = 15V
- ◆ High OFF-Resistance: Input Leakage ± 10pA (typ) @ V<sub>DD</sub>-V<sub>EE</sub> = 10V
- ◆ Logic-Level Conversion for Digital Addressing Signals of 3 to 15V (V<sub>DD</sub>-V<sub>SS</sub> = 3V to 15V) to Switch Analog Signals to 15V<sub>p-p</sub> (V<sub>DD</sub>-V<sub>EE</sub> = 15V)
- ◆ Matched Switch Characteristics: ΔR<sub>ON</sub> = 5Ω (typ.) for V<sub>DD</sub>-V<sub>EE</sub> = 18V
- ◆ Very Low Quiescent Power Dissipation under all Digital Control Input and Supply Conditions: 1μW typ. @ V<sub>DD</sub>-V<sub>SS</sub> = V<sub>DD</sub>-V<sub>EE</sub> = 10V
- ◆ Binary Address Decoding on Chip

DESCRIPTION

The SCL4051B, SCL4052B, and SCL4053B are Digitally-Controlled Analog Switches having low ON-impedance and very low OFF leakage current. Control of analog signals up to 15V<sub>p-p</sub> can be achieved by digital signal amplitudes of 3 to 15V. For example, if V<sub>DD</sub> = +5V, V<sub>SS</sub> = 0V, and V<sub>EE</sub> = -5V, analog signals from -5V to +5V can be controlled by digital inputs of 0 to 5V. The multiplexer circuits dissipate extremely low quiescent power over the full V<sub>DD</sub> - V<sub>SS</sub> and V<sub>DD</sub> - V<sub>EE</sub> supply-voltage ranges, independent of the logic state of the control signals. When a logic "1" is present at the Inhibit input terminal all channels are OFF.

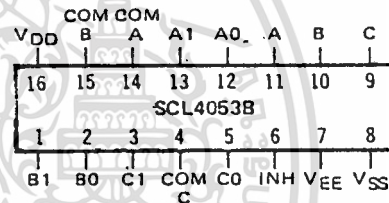
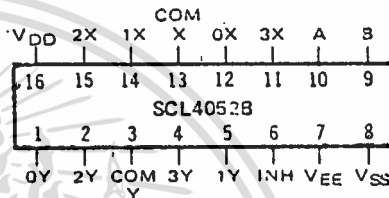
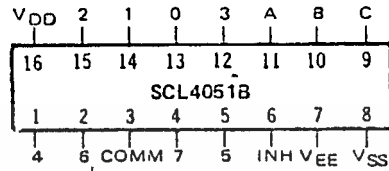
SCL4051B is a Single 8-Channel Multiplexer having three binary Control inputs, A, B, and C, and an Inhibit input. The three binary signals select 1 of 8 channels to be turned ON and connect the input to the output.

SCL4052B is a Differential 4-Channel Multiplexer having two binary Control inputs, A and B, and an Inhibit input. The two binary input signals select 1 of 4 pairs of channels to be turned on and connect the differential analog inputs to the differential outputs.

SCL4053B is a Triple 4-Channel Multiplexer having three separate digital Control inputs, A, B, and C and an Inhibit input. Each control input selects one of a pair of channels which are connected in a single-pole double-throw configuration.

When the devices are used as demultiplexers, the "CHANNEL IN/OUT" terminals are the outputs and the "COMMON OUT/IN" terminal(s) is (are) the input(s).

CONNECTION DIAGRAMS  
(all packages)



Add suffix for package:

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

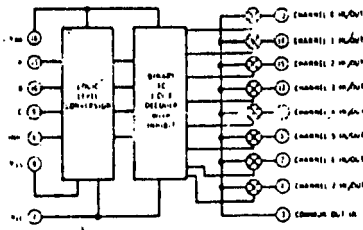
RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS

For maximum reliability:

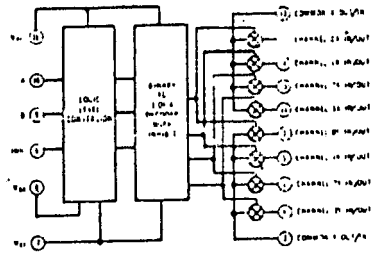
DC Supply Voltage	V <sub>DD</sub> - V <sub>SS</sub>	3 to 15	Vdc
	V <sub>DD</sub> - V <sub>EE</sub>	3 to 15	Vdc
Operating Temperature	T <sub>A</sub>		
C, D, F, H Device		-55 to +125	°C
E Device		-40 to +85	°C

NOTE: There are no restrictions on the relative magnitudes of V<sub>SS</sub> and V<sub>EE</sub>, providing Absolute Maximum Ratings are observed.

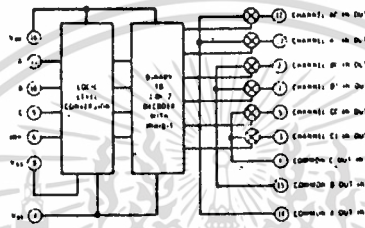
LOGIC DIAGR. MS



**SCL4051B**  
Single 8-Channel Multiplexer



**SC 4052B**  
Differential 4-Channel Multiplexer



**SCL4053B**  
Triple 2-Channel Multiplexer

TRUTH TABLE

INPUT STATES				"ON" CHANNELS		
INHIBIT	C	B	A	4051	4052	4053
0	0	0	0	0	0x, 0y	cx, bx, ax
0	0	0	1	1	1y	cx, bx, ay
0	0	1	0	2	2y	cx, by, ax
0	0	1	1	3	3x, 3y	cx, by, ay
0	1	0	0	4		cy, bx, ax
0	1	0	1	5		cy, bx, ay
0	1	1	0	6		cy, by, ax
0	1	1	1	7		cy, by, ay
1	*	*	*	NONE	NONF	NONE

\* = Don't care

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

STATIC CHARACTERISTICS <sup>1,2</sup>

PARAMETER	CONDITIONS	V <sub>SS</sub> (Vdc)	V <sub>DD</sub> (Vdc)	V <sub>EE</sub> (Vdc)	T <sub>Low</sub> <sup>2</sup>		+25°C			T <sub>High</sub> <sup>1</sup>		Units
					Min.	Max.	Min.	Typ.	Max.	Min.	Max.	
QUIESCENT DEVICE CURRENT	I <sub>DD</sub> V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> All valid input combinations	0	+5	0	-	5	-	0.05	5	-	150	μA <sub>dc</sub>
		0	+10	0	-	10	-	0.1	10	-	300	
		0	+5	-5	-	-	-	-	-	-	-	
		0	+15	0	-	20	-	0.2	20	-	600	
MINIMUM INPUT HIGH VOLTAGE (Control and Inhibit Inputs)	V <sub>IN</sub> V <sub>a</sub> =V <sub>EE</sub> V <sub>o1</sub> =V <sub>DD</sub> I <sub>o1</sub> =10μA	0	5	0	-	3.5	-	2.75	3.5	-	3.5	Vdc
		0	10	0	-	7.0	-	5.5	7.0	-	7.0	
		0	15	0	-	11.0	-	8.25	11.0	-	11.0	
MAXIMUM INPUT LOW VOLTAGE (Control and Inhibit Inputs)	V <sub>IL</sub> V <sub>a</sub> =V <sub>EE</sub> V <sub>o1</sub> =V <sub>DD</sub> I <sub>o1</sub> =10μA	0	5	0	1.5	-	1.5	2.25	-	1.5	-	Vdc
		0	10	0	3.0	-	3.0	4.5	-	3.0	-	
		0	15	0	4.0	-	4.0	6.75	-	4.0	-	
SWITCH INPUT/ OUTPUT LEAKAGE Any channel OFF	I <sub>OFF</sub> V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>a</sub> =±7.5Vdc	0	+7.5	-7.5	-	±100	-	±0.01	±100	-	±500	nA <sub>dc</sub>
		0	±7.5	-7.5	-	-	-	-	-	-	-	
		0	±7.5	-7.5	-	±400	-	±0.08	±400	-	±1000	
		0	±7.5	-7.5	-	±200	-	±0.04	±200	-	±1000	
ON-RESISTANCE C, D, F, H device	R <sub>ON</sub> V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>EE</sub> < V <sub>b</sub> < V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	-7.5	+7.5	-7.5	-	-	-	5	-	-	-	Ω
		0	+15	0	-	220	-	125	280	-	400	
		-5	+5	-5	-	310	-	180	400	-	580	
		0	+10	0	-	-	-	-	-	-	-	
E device	R <sub>ON</sub> V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>EE</sub> < V <sub>b</sub> < V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	-7.5	+7.5	-7.5	-	2000	-	470	2500	-	3500	Ω
		0	+5	0	-	-	-	-	-	-	-	
		-2.5	+2.5	-2.5	-	230	-	125	280	-	360	
		0	+15	0	-	330	-	180	400	-	520	
ON-RESISTANCE MATCH (Same Package)	ΔR <sub>ON</sub> V <sub>IN</sub> =V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>EE</sub> < V <sub>b</sub> < V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	-7.5	+7.5	-7.5	-	-	-	5	-	-	-	Ω
		0	+15	0	-	-	-	10	-	-	-	
		-5	+10	-5	-	-	-	10	-	-	-	
		0	+10	0	-	-	-	50	-	-	-	
0	+5	0	-	-	-	-	-	-	-	-		

- NOTES: <sup>1</sup> Remaining Static Electrical Characteristics are listed under "SCL4000B Series Family Specifications"  
<sup>2</sup> T<sub>Low</sub> = -55°C for C, D, F, H device.  
= -40°C for E device.  
T<sub>High</sub> = +125°C for C, D, F, H device.  
= + 85°C for E device.  
<sup>3</sup> Tri-state devices have been designed for balanced output drive current specifications. Consult Family Specifications.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

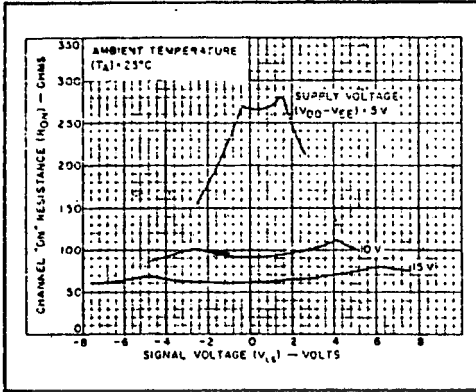
ELECTRICAL CHARACTERISTICS (Continued)

DYNAMIC CHARACTERISTICS (C<sub>L</sub> = 50pF, T<sub>A</sub> = 25°C)

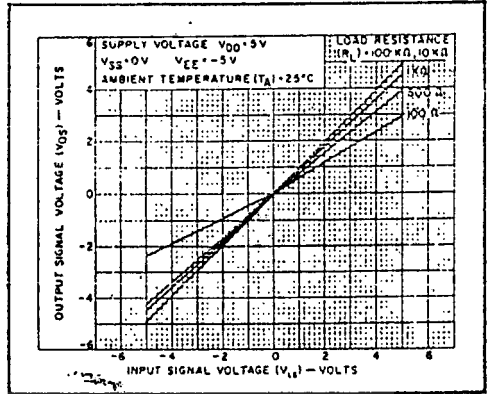
PARAMETER	CONDITIONS	V <sub>SS</sub> (Vdc)	V <sub>DD</sub> (Vdc)	V <sub>EE</sub> (Vdc)	Min.	Typ.	Max.	Units				
<b>SIGNAL INPUTS (V<sub>a</sub>) AND OUTPUT (V<sub>o</sub>)</b>												
PROPAGATION DELAY TIME Signal Input to Signal Output	t <sub>PLH</sub> t <sub>PPL</sub>	Inh = V <sub>SS</sub>	0	5	0	—	30	60	ns			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>a</sub> = Square Wave R <sub>L</sub> = 10kΩ	0	10	0	—	15	30		25		
BANDWIDTH (-3dB) (Sine Wave)	BW	Inh = V <sub>SS</sub>	0	+5	-5	—	54	—	MHz			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub>					40					
		V <sub>a</sub> = 5V <sub>pp</sub>					38					
		centered @ 0.0Vdc					37					
INSERTION LOSS (= 20 log <sub>10</sub> $\frac{V_{os}}{V_a}$ )		Inh = V <sub>SS</sub>	0	+5	-5	—	2.3	—	dB			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub>					0.2					
		V <sub>a</sub> = 5V <sub>pp</sub>					0.1					
		centered @ 0.0Vdc					0.05					
SIGNAL DISTORTION (Sine Wave)		Inh = V <sub>SS</sub>	-7.5	+7.5	-7.5	—	0.1	—	%			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub>					-5			-5	0.2	
		V <sub>a</sub> = 5V <sub>pp</sub>					-2.5			+2.5	-2.5	1.0
		centered @ 0.0Vdc										
FEEDTHROUGH (-40dB)		Inh = V <sub>SS</sub>	0	+5	-5	—	1250	—	kHz			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub>					140					
		V <sub>a</sub> = 5V <sub>pp</sub>					18					
		centered @ 0.0Vdc					2					
CROSSTALK (-40dB) Between two switches		Inh = V <sub>SS</sub>	0	+5	-5	—	1.0	—	MHz			
		V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>a</sub> = 5V <sub>pp</sub> centered @ 0.0Vdc R <sub>L</sub> = 1.0kΩ										
CAPACITANCE Input	C <sub>in</sub>	Inh = V <sub>DD</sub>	0	+5	-5	—	5	—	pF			
		Common					SCL4051B			—	30	—
							SCL4052B			—	18	—
							SCL4053B			—	10	—
Feedthrough	C <sub>out</sub>	0	+5	-5	—	0.2	—	pF				
<b>CONTROL INPUTS</b>												
PROPAGATION DELAY TIME <sup>1</sup> Turn on	t <sub>PLH</sub> t <sub>PPL</sub>	Inh = V <sub>SS</sub> V <sub>EE</sub> < V <sub>a</sub> < V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	0	+7.5	-7.5	—	160	320	ns			
			0	+15	0	—	120	240				
			0	+5	-5	—	225	450				
			0	+10	0	—	160	320				
			-2.5	+2.5	-2.5	—	400	800				
			0	+5	0	—	360	720				
			0	+5	0	—	360	720				
INHIBIT INPUT PROPAGATION DELAY TIME Turn on	t <sub>PLH</sub> t <sub>PPL</sub>	V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>a</sub> = V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	0	+7.5	-7.5	—	160	320	ns			
			0	+15	0	—	120	240				
			0	+5	-5	—	200	400				
			0	+10	0	—	160	320				
			-2.5	+2.5	-2.5	—	400	800				
			0	+5	0	—	360	720				
			0	+5	0	—	360	720				
INHIBIT RECOVERY TIME <sup>2</sup>	t <sub>rei</sub>	V <sub>IN</sub> = V <sub>SS</sub> or V <sub>DD</sub> V <sub>EE</sub> < V <sub>a</sub> < V <sub>DD</sub> R <sub>L</sub> = 10kΩ	0	+7.5	-7.5	—	150	300	ns			
			0	+15	0	—	80	160				
			0	+5	-5	—	200	400				
			0	+10	0	—	100	200				
			-2.5	+2.5	-2.5	—	300	600				
			0	+5	0	—	225	450				
			0	+5	0	—	225	450				

Notes: <sup>1</sup> Channel Overlap time – Interval following change of control input during which two channels may be ON simultaneously.  
<sup>2</sup> Interval following removal of inhibit during which channel information is invalid.

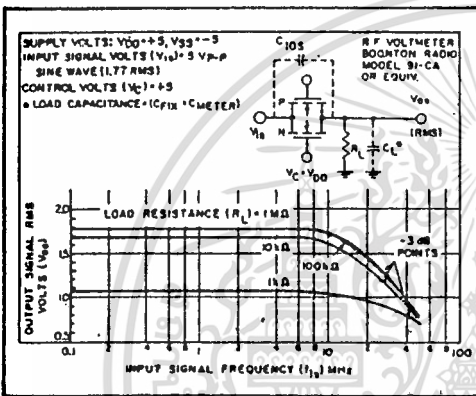
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



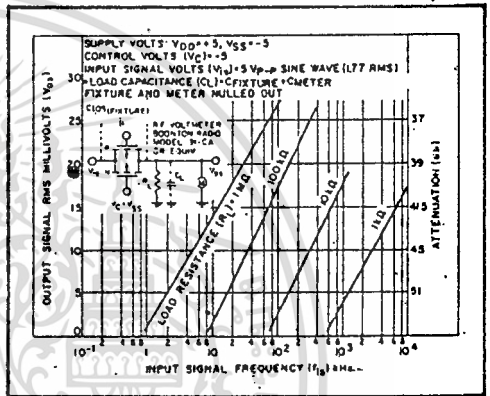
Typical Channel "ON" resistance vs. signal voltage



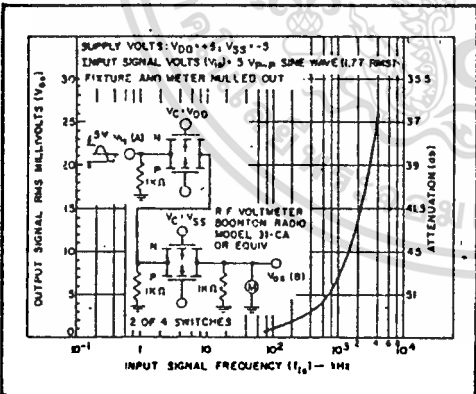
Typical "ON" characteristics



Typ. switch frequency response-switch "ON"

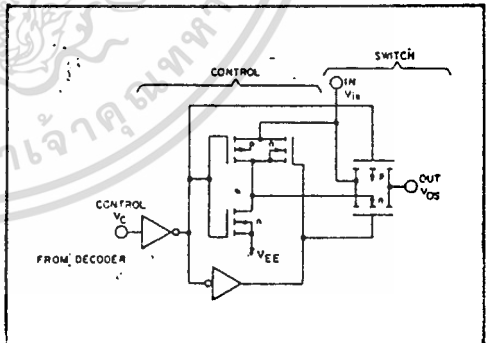


Typ. feedthru vs. freq. - switch "OFF"



Typ. crosstalk between switch circuits in the same package

**SCHEMATIC DIAGRAM OF ONE SWITCH**



Features

- Wide-supply voltage range: 3.0 to 10.0 Volts
- Minimal standby power requirement
- Use of inexpensive television color-burst crystal (3.579545 MHz) to provide highly accurate and stable tones
- Electronic or microprocessor dialling interface capability
- Minimum external parts required
- Total Harmonic Distortion complies with industry standards
- On-chip auxiliary functions for switching
- Dual-tone and single-tone capability
- Single-tone or no tone selection by means of the multiple key entry pin
- Device power derived directly from the telephone lines or small batteries (e.g., 9 Volts) due to CMOS low power circuitry.
- PEP 3 processing available
- Designed to be interchangeable with Mostek MK5087

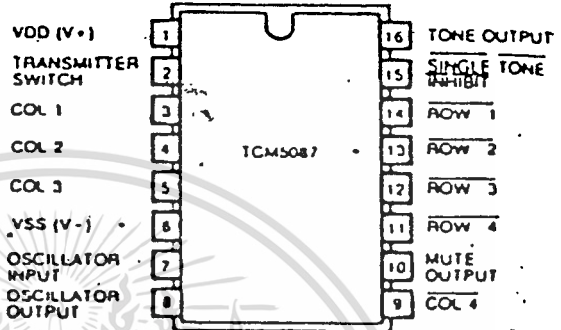


FIGURE 1 - PIN CONFIGURATION

General description

The TCM5087 is specifically designed for the dual-tone telephone dialling system. It is a monolithic integrated circuit using CMOS technology. In addition to wide supply voltage operation, the Tone Encoder provides regulated output, single contact static keyboard inputs, opposite polarity logic outputs as well as a single tone inhibit pin.

An inexpensive TV crystal is used to generate eight different audio sinusoidal frequencies. The tones suitable for dual-tone multi-frequency (DTMF) telephone dialling are digitally synthesized on the chip.

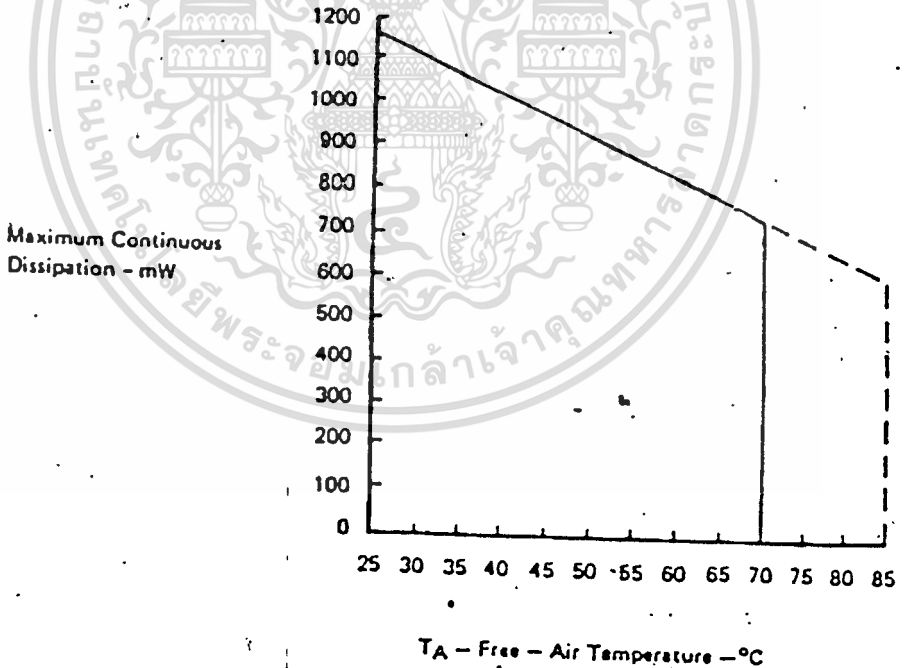
The conventional R-2R ladder network is used to provide on-chip digital to analog conversion. The current-to-voltage transformation for D-to-A converter is accomplished by the same operational amplifier which sums up the - low-group - and - high-group - signals. The waveforms generated in this manner have very low Total Harmonic Distortion. Moreover, the frequency stability of this Tone Encoder complies with standard DTMF specifications without need for any frequency adjustments.

**TCM5087**  
**TOPE ENCODER**

**absolute maximum ratings<sup>3</sup>**

Supply voltage $V_{DD}$ .....	+10.5 V
Pin voltage relative to $V_{DD}$ .....	+0.3 V
Pin voltage relative to $V_{SS}$ .....	-0.3 V
Maximum package power capability.....	1150 mW at 25°C
Operating ambient temperature <sup>2</sup> .....	-40°C to +85°C
Storage ambient temperature.....	-65°C to +150°C

**FIGURE 2 - DERATING CURVE<sup>1</sup>**



**NOTES:**

- 1 Derating curve assumes the ambient environment is still air, that no heat sink is used, and that the junction temperature not exceed 150°C.
- 2 DC operation range -30°C <  $T_A$  < 70°C
- 3 Damage may result if the device is operated above absolute maximum ratings.

245087 electrical characteristics from 0°C to +70°C unless otherwise noted

PARAMETER/CONDITIONS	SYMBOL	MIN.	TYP.	MAX.	UNITS	COMMENTS
Operating Supply	$V_{DD}$	3.0		10.0	V	1
Operating current (ii keyboard entry : $V_{DD} = 2.7$ V, pin 6 $V_{DD} = 10.0$ V, pin 6	$I_{OP}$ $I_{OP}$		1.0 5.0	2.0 10.0	mA mA	4, 6, 7 4, 6, 7
Inputs : Columns - on - : input high or col.-to-row resistance Columns - off - : input low		.7 $V_{DD}$ 0.0		$V_{DD}$ 1 .1 $V_{DD}$	V kOhms V	1 1
Rows - on - : input low or row-to-col. resistance Rows - off - : input high		0.0 .9 $V_{DD}$		.3 $V_{DD}$ 1 $V_{DD}$	V kOhms V	1 1
Single tone inhibit : inactive (input high) active (input low)	$V_{IH}$ $V_{IL}$	.7 $V_{DD}$ 0.0		$V_{DD}$ 1 .3 $V_{DD}$	V V	1 1
Output voltage : Row Tone ( $\mu R_L = 1$ k $\Omega$ ) Column Tone ( $\mu R_L = 1$ k $\Omega$ ) $V_{DD} = 3.5$ V to 10.0 V		317 396	400 500	504 630	mV <sub>RMS</sub> mV <sub>RMS</sub>	1, 2, 3 1, 2, 3
Tone output ; external load-impedance : $V_{DD} = 3.5$ V <sub>DC</sub> $V_{DD} = 10.0$ V <sub>DC</sub>	$R_L$ $R_L$	620 330			Ohms Ohms	1
Output voltage Transmitter Switch (ii no keyboard entry : $V_{DD} = 3.0$ V, $I_{OHT} = -15$ mA $V_{DD} = 10.0$ V, $I_{OHT} = -50$ mA	$V_{OHT}$ $V_{OHT}$	1.5 8.5			V V	
Transmitter Switch (ii keyboard entry : $V_{DD} = 10.0$ V	$I_{OHT}$		1	10.0	$\mu$ A	

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TCM5087 electrical characteristics (cont'd)

PARAMETER/CONDITIONS	SYMBOL	MIN.	TYP.	MAX.	UNITS	COMMENTS
Mute output (i) no keyboard entry $V_{CC1} = 3.5 \text{ V}$ , $V_{CC2} = 0.5 \text{ V}$ $V_{DD} = 10.0 \text{ V}$ , $V_{CS} = 0.5 \text{ V}$	$I_{C1}$ $I_{C2}$	0.5 1.0	2.0 4.0		mA mA	
Mute output (ii) keyboard entry $V_{DD} = 3.5 \text{ V}$ , $V_{CS} = 3.0 \text{ V}$ $V_{DD} = 10.0 \text{ V}$ , $V_{CS} = 9.5 \text{ V}$	$I_{C1}$ $I_{C2}$	0.5 1.0	2.0 4.0		mA mA	
Standby current (i) no keyboard entry $V_{DD} = 3.5 \text{ V}$ , pin 6 $V_{DD} = 10.0 \text{ V}$ , pin 6	$I_{SB}$ $I_{SB}$		.25 .5	100 200	$\mu\text{A}$ $\mu\text{A}$	4.5 4.5
Input resistance Single tone inhibit	$R_{IN}$	20		100	kOhms	2
Tone output (i) no keyboard entry				-80	dBm	
Tone output rise time	$t_{RISC}$		3.0	5.0	msec	7.9
Pre-emphasis		1.0	2.0	3.0	dB	
Output distortion $V_{DD} = 4.0 \text{ V to } 10.0 \text{ V}$				-20	dB	8.10

Comments :

- 1 Voltages referenced to  $V_{SS}$
- 2 Ambient temperature  $T_A = 25^\circ$
- 3 True RMS measurements
- 4 All outputs unloaded
- 5 Current out of pin 6 (i) no key depressed
- 6 Current out of pin 6 (ii) one key depressed
- 7 Crystal parameters are the following :  
 $F = 3.579545 \text{ MHz} \pm 0.02 \%$ ,  $R_s < 100 \text{ ohms}$ ,  $C_L = 18 \text{ pF}$ ,  $C_M = 0.02 \text{ pF}$ , and  $L_M = 96 \text{ mH}$
- 8 Any column plus any row ;  $R_L = 600\Omega$  for  $V_{DD} \leq 4 \text{ V}$ , and  $R_L = 320\Omega$  for  $V_{DD} > 4 \text{ V}$ .
- 9 Time required for a valid key stroke with no bounce to cause the wave to travel from minimum to 90% of the final value of either frequency.
- 10 Distortion measurements are in terms of the total out-of-band power relative to the total column and row fundamental power.
- 11 Resistance connecting one or more rows to one or more columns.

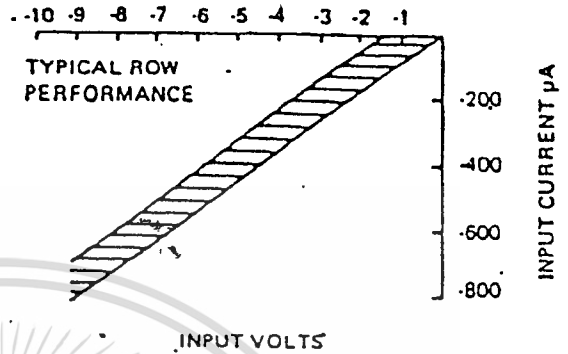
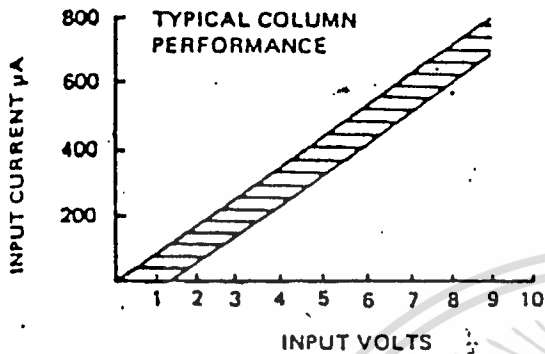


FIGURE 3A : TYPICAL INPUT OPERATING CONDITIONS FOR PINS 3, 4, 5, AND 9 WITH VOLTAGE REFERENCE  $V_{DD}$  @ 25°C.

FIGURE 3B : TYPICAL INPUT OPERATING CONDITIONS FOR PINS 11, 12, 13, & 14 WITH VOLTAGE REFERENCE  $V_{DD}$  @ 25°C.

### design specification

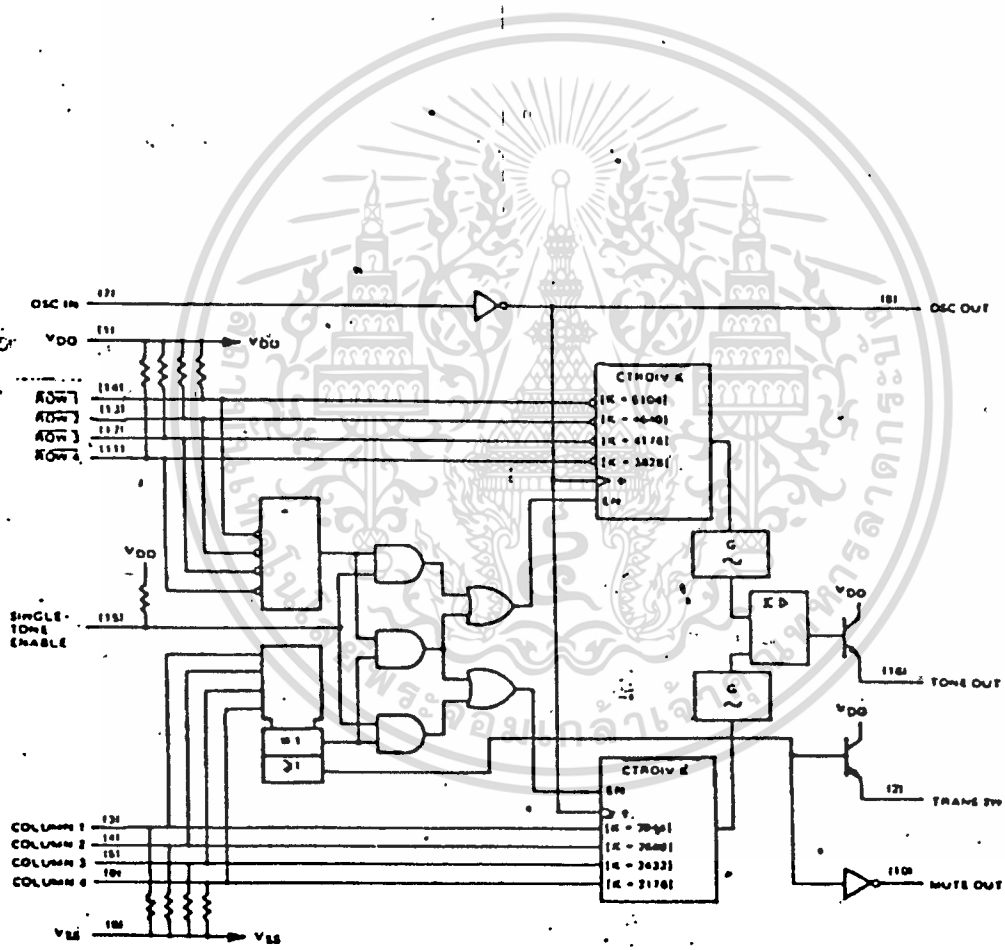
Two voice frequency signals are linearly added to create the dual-tone signal. One voice frequency is selected from a - low-group - and the other from a - high-group - of frequencies. The - low-group - consists of four frequencies 697, 770, 852, and 941 Hertz. The - high-group - consists of four frequencies 1209, 1336, 1477 and 1633 Hertz. The number entry is accomplished by a keyboard arranged in a row, column format. In order to select one appropriate row and one appropriate column, a push button corresponding to a digit is pushed.

One of the - high-group - frequencies is selected by the active column input and one of the - low-group - frequencies is selected by the active row input. The highest - high-group - frequency of 1633 Hertz is not used in standard dual-tone implementation; The Total Harmonic and Intermodulation Distortions of the dual-tone should be less than 10 % at the telephone terminals. The frequency tolerance is  $\pm 1.0$  %. TCM5087 Tone Encoder provides accuracy of less than .75 %. The - high-group - to - low group - signal amplitude ratio should be 2.0  $\pm 1$  dB. The above-mentioned specifications hold over the safe operating temperature range for either short long loop or long loop telephone applications.

FREQ.	STANDARD DTMF	OUTPUT TONE	% ERROR
f <sub>1</sub> (R <sub>1</sub> )	697	701.3	+0.62
f <sub>2</sub> (R <sub>2</sub> )	770	771.4	+0.19
f <sub>3</sub> (R <sub>3</sub> )	852	857.2	+0.61
f <sub>4</sub> (R <sub>4</sub> )	941	935.1	-0.63

FREQ.	STANDARD DTMF	OUTPUT TONE	% ERROR
f <sub>5</sub> (C <sub>1</sub> )	1209	1215.9	+0.57
f <sub>6</sub> (C <sub>2</sub> )	1336	1331.7	-0.32
f <sub>7</sub> (C <sub>3</sub> )	1477	1471.9	-0.35
f <sub>8</sub> (C <sub>4</sub> )	1633	1645	+0.73

TABLE 1 - COMPARISON OF STANDARD VS ACTUAL TONES GENERATED BY TCM5087 USING F = 3.579545 MHz ±0.02% CRYSTAL OSCILLATOR



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### oscillator

Oscillation is provided by means of an inexpensive TV crystal and an on-board inverter with sufficient loop-gain. The inverter's input and output are pin 7 and pin 8 respectively. The crystal frequency is 3.570545 MHz and it does not vary more than  $\pm 0.02\%$ . Any deviation of the crystal frequency would affect the tone output frequency.

### transmitter switch

This switch is located at pin 2 which is connected to the emitter of an on-chip bipolar transistor. The collector of this transistor is at  $V_{DD}$  voltage. This transistor is turned on and pulls pin 2 up to the  $V_{DD}$  supply provided there is no keyboard input. The output goes open circuit with a keyboard entry. The state of the single tone inhibit input does not affect the output of the transmitter switch.

### distortion considerations

The following formula is used to calculate the Total Harmonic Distortion of a single row or a single column.

$$THD = \frac{(\sqrt{V_{21}^2 + V_{31}^2 + V_{41}^2 + V_{51}^2 + \dots + V_{n1}^2})}{V_f} \times 100\%$$

Where  $V_{21}$  is the second harmonic of the fundamental frequency waveform and so on.

The dual-tone Total Harmonic Distortion is given by the following formula:

$$THD = \frac{(\sqrt{V_{2R}^2 + V_{3R}^2 + \dots + V_{nR}^2 + V_{2C}^2 + \dots + V_{nC}^2 + V_{IMD}^2})}{\sqrt{V_{fR}^2 + V_{fC}^2}} \times 100\%$$

Where  $V_{fR}$  and  $V_{fC}$  are the row and column fundamental frequency waveforms,  $V_{2R}$  and  $V_{2C}$ , etc. are the corresponding harmonics.

$V_{IMD}^2$  denotes the total intermodulation distortion.

$$V_{IMD}^2 = (V_{H+C})^2 + (V_{H-C})^2 + \dots + (V_{nH+mC})^2 + (V_{nH-mC})^2$$

A relatively simple method of distortion measurement uses a Spectrum Analyzer to relate the harmonics to the fundamental frequency waveform.

The Tone Encoder spectrum indicates the harmonics and intermodulation distortion at least 30 dB down relative to the column tone. Another method for distortion measurement of the dual-tone waveform is to compare the total power in the fundamental frequencies with the total power in the various harmonics plus intermodulation on a Signal Analyzer. The TCM5087 provides an output distortion of -20 dB maximum.

Moreover, when the device is operated between 3 Volts and 3.5 Volts, some clipping occurs at the output waveform causing the distortion in this voltage range to exceed -20dB maximum.

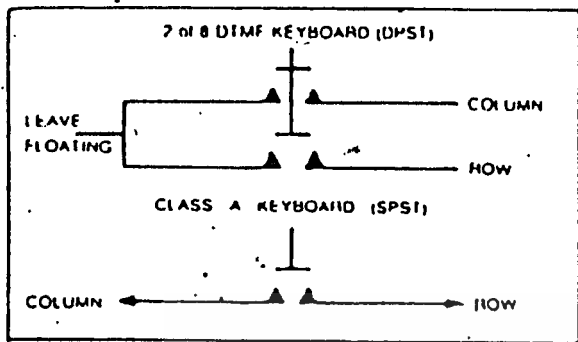


FIGURE 5 - KEYBOARD DIAGRAMS

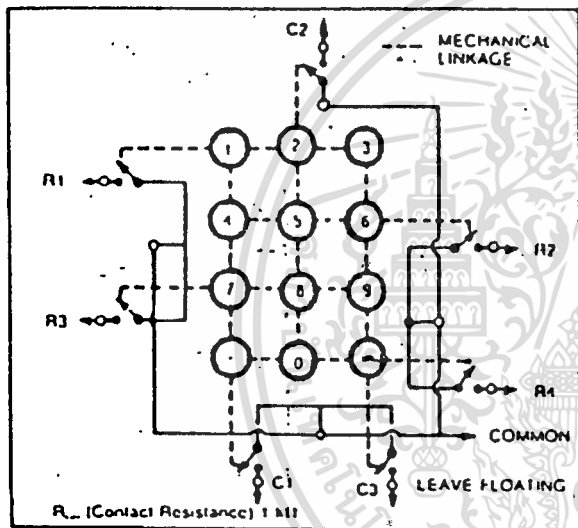


FIGURE 6 - PUSH BUTTON TELEPHONE KEYBOARD

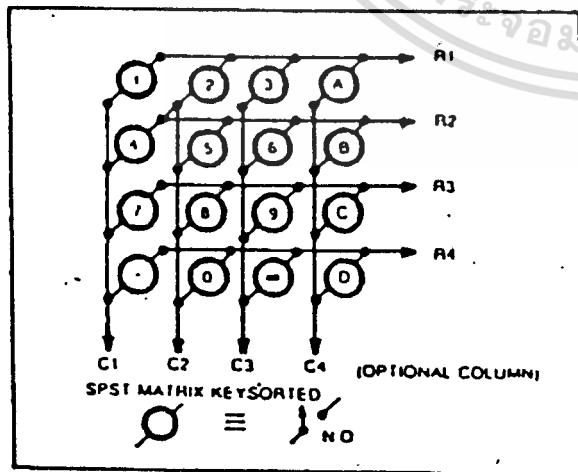


FIGURE 7 - SPST MATRIX KEYBOARD (2-of-8 ROW, COLUMN FORMAT)

### keyboard Interface

The TCM5087 is compatible with class A single contact keyboard, 2-of-8 DTMF keyboard as well as electronic inputs. The keyboard diagrams are in figures 5, 6 and 7. Unlike dynamic or scanned inputs, TCM5087's static inputs do not generate any noise.

The normal keyboard operation for dual-tone generation is accomplished by pushing any single button. Single-tone is generated when one or more buttons are pushed in the same row or column. No tone is generated when diagonal buttons are pushed. Electronic inputs are shown in figure 8. A particular dual-tone is generated with input to the corresponding single row and column. A column tone is generated when the input to the corresponding single column is activated. No tone is generated when more than one column inputs are activated. The internal circuitry of the Tone Encoder does not recognize the activation of a single row. Thus, in order to obtain a single row tone, two columns and that particular row are activated.

Figure 9 indicates the internal components of the Encoder's inputs. R<sub>n1</sub> and R<sub>C1</sub> pull in opposite directions and keep their respective input sensing circuit turned off. When one or more row or column inputs are connected together, the - 1/2 level - is sensed by the input sensing circuits. As a result, a logic signal is delivered to the internal circuitry which in turn generates a suitable tone.

### single tone Inhibit

Pin 15 is used to inhibit the generation of single tones. This pin is capable of pulling to V<sub>DD</sub> supply voltage. The dual or the single tones are generated as described under keyboard interface when this pin is floating or connected to V<sub>DD</sub> supply voltage.

When this pin is pulled-down to V<sub>SS</sub>, all chip functions remain unchanged except for the single tone operation which results in no tone at this voltage level.

0.005 MF

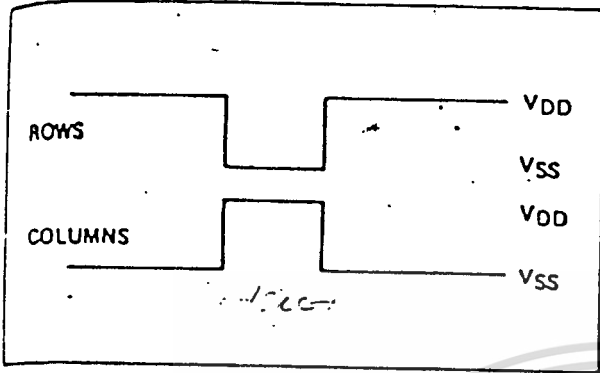


FIGURE 8 - ELECTRONIC INPUTS

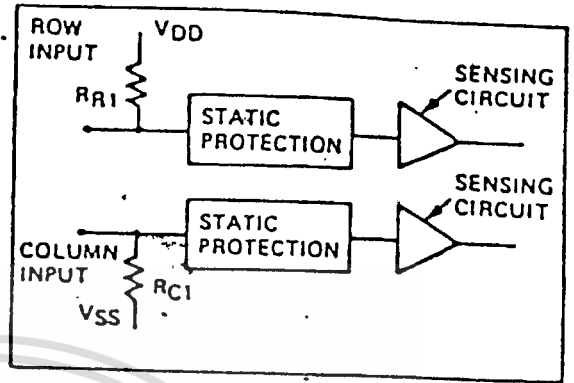


FIGURE 9 - ROW AND COLUMN INPUTS

**Mute output**

Pin 10 is used to implement auxiliary switching functions needed to actuate upon keyboard input. This output consists of a CMOS gate which pulls to  $V_{DD}$  supply with keyboard entry. When there is no keyboard entry, the mute output pulls to  $V_{SS}$  voltage. The status of the single tone inhibit does not affect the mute output.

**Tone output**

Pin 16 is internally connected to the emitter of an NPN transistor the collector of which is connected to  $V_{DD}$  supply voltage. The base of this transistor is connected to the output on the on-chip Op Amp used to mix the column and row tones and facilitate output level regulation.

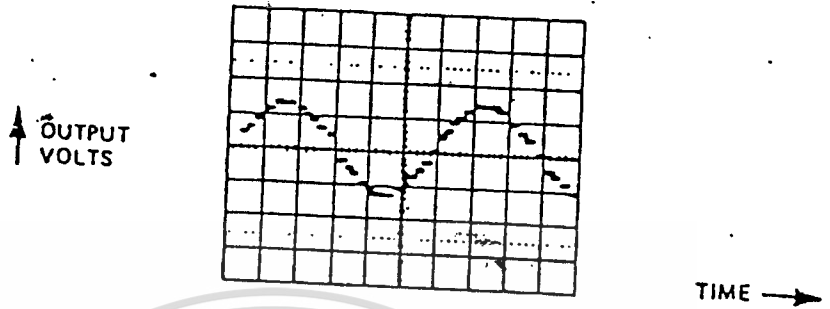


FIGURE 10 - ROW 3 OUTPUT (TYPICAL STAIRSTEP APPROXIMATION)  
 HORIZONTAL : .2 msec/div.      VERTICAL : .5 V/div.

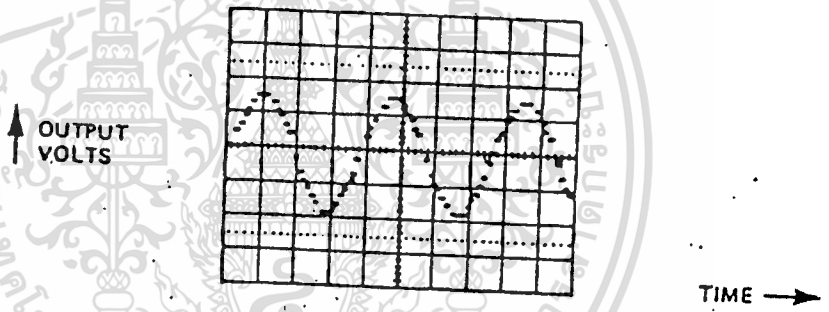


FIGURE 11 - COLUMN 2 OUTPUT (TYPICAL STAIRSTEP APPROXIMATION)  
 HORIZONTAL : .2 msec/div.      VERTICAL : .5 V/div.

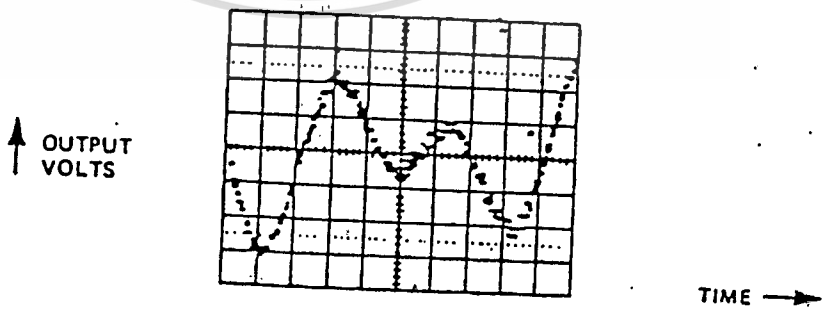
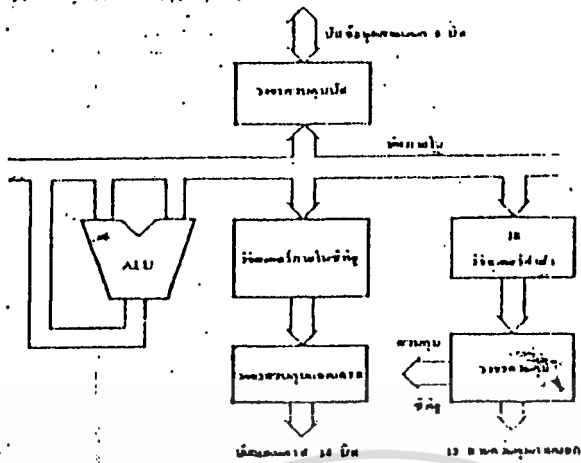
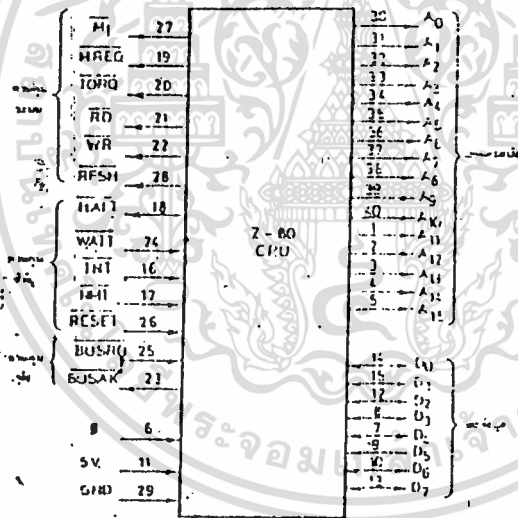


FIGURE 12 - ROW 3 and COLUMN 2 DUAL-TONE WAVEFORM AT PIN 16  
 HORIZONTAL : .2 msec/div.      VERTICAL : .5 V/div.



รูปที่

บล็อกไดอะแกรมของ ซีพียู Z-80



รูปที่

การจัดวางขาของซีพียู Z-80

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5448 / 7448 BCD-to-Seven Segment Decoder / Driver

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL			
	Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package		
		C	P	M		CF	C	P		M	CF	C		P	M	CF		C	P	M
F.I.									SN54LS48	J	Q	WD	SN5448	J	Q	WD				
FAIRCHILD									SN74LS48	J	Q	NQ	SN7448	J	Q	NQ				
MOTOROLA													FM5448/FO 8358	D	Q	FL				
N.S.C.													FG 7448/FO 8358	D	Q	FL				
PHILIPS									DM54LS48	Q			MC5448	L	Q					
SIGNETICS									DM74LS48	Q			MC7448	L	Q	FO				
SIEMENS													N7448		Q					
FUJITSU													N7448		Q					
HITACHI									HD74LS48		FO									
MTSUBISHI													M53248		FO					
NEC																				
TOSHIBA																				

Electrical Characteristics / SN74LS48/SN74LS48

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage, V <sub>CC</sub>	7V	Operating free-air temperature range	SN54LS	-55°C to 125°C
Input voltage	7V		SN74LS	0°C to 70°C
		Storage temperature range		-65°C to 150°C

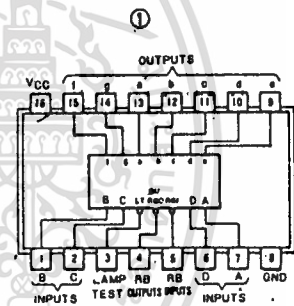
recommended operating conditions

	SN54LS48		SN74LS48		UNIT	
	MIN	NOM MAX	MIN	NOM MAX		
Supply voltage, V <sub>CC</sub>	4.5	5	4.75	5	5.25	V
High-level output current, I <sub>OH</sub>	a thru g		-100	-100		μA
	Bi/RBO		-50	-50		
Low-level output current, I <sub>OL</sub>	a thru g		2	8		mA
	Bi/RBO		1.6	2.2		
Operating free-air temperature, T <sub>A</sub>	-55	125	0	70		°C

electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER*	TEST CONDITIONS†	MIN	TYP‡	MAX	UNIT	
V <sub>IH</sub>	High-level input voltage		2		V	
V <sub>IL</sub>	Low-level input voltage		0.8		V	
V <sub>I</sub>	Input clamp voltage, any input except Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MIN, I <sub>I</sub> = -1.0mA		-1.5	V	
V <sub>OH</sub>	High-level output voltage	a thru g Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MIN, V <sub>IH</sub> = 2V, V <sub>IL</sub> = 0.8V, I <sub>OH</sub> = MAX	2.4 4.2	V	
I <sub>O</sub>	Output current	a thru g	V <sub>CC</sub> = MIN, V <sub>O</sub> = 0.85V, input conditions as for V <sub>OH</sub>	-1.3 -2	mA	
V <sub>OL</sub>	Low-level output voltage	a thru g Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MIN, V <sub>IH</sub> = 2V, V <sub>IL</sub> = 0.8V	I <sub>OL</sub> = 2mA I <sub>OL</sub> = 1.6mA	0.25 0.4 0.25 0.4	V
I <sub>I</sub>	Input current at maximum input voltage	Any input except Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MAX, V <sub>I</sub> = 7V		0.1	mA
I <sub>IH</sub>	High-level input current	Any input except Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MAX, V <sub>I</sub> = 2.7V		20	μA
I <sub>IL</sub>	Low-level input current	Any input except Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MAX, V <sub>I</sub> = 0.4V		-0.4	mA
I <sub>OS</sub>	Short-circuit output current	Bi/RBO	V <sub>CC</sub> = MAX	-0.3 -2	mA	
I <sub>CC</sub>	Supply current	V <sub>CC</sub> MAX.	SN54LS48 SN74LS48	25 38 25 38	mA	
I <sub>PHL</sub>	from A input	V <sub>CC</sub> = 5V T <sub>A</sub> = 25°C C <sub>L</sub> = 15pF	R <sub>L</sub> = 4kΩ	100	ns	
I <sub>PLH</sub>	from A input		R <sub>L</sub> = 4kΩ	100	ns	
I <sub>PHL</sub>	from Bi input		R <sub>L</sub> = 4kΩ	100	ns	
I <sub>PLH</sub>	from Bi input		R <sub>L</sub> = 4kΩ	100	ns	

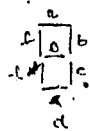
Pin Assignment (Top View)



Positive logic: see function table

- NOTES:
- The blanking input (Bi) must be open or held at a high logic level when output functions 0 through 15 are desired. The ripple-blanking input (RBI) must be open or high, if blanking of a decimal zero is not desired.
  - When a low logic level is applied directly to the blanking input (Bi), all segment outputs are low, regardless of the level of any other input.
  - When ripple-blanking input (RBI) and inputs A, B, C, and D are at a low level with the lamp-test input high, all segment outputs go low and the ripple-blanking output (RBO) goes to a low level (response condition).
  - When the blanking input/ripple-blanking output (Bi/RBO) is open or held high and a low is applied to the lamp-test input, all segment outputs are high.
- \* Bi/RBO is wire-AND logic serving as blanking input (Bi) and/or ripple-blanking output (RBO)

† For conditions shown as MIN or MAX, use the appropriate value specified under recommended operating conditions for the applicable type.  
 ‡ All typical values are at V<sub>CC</sub> = 5V, T<sub>A</sub> = 25°C.  
 § I<sub>CC</sub> is measured with all outputs open and all inputs at 4.5V.  
 ¶ I<sub>PHL</sub> = propagation delay time, low-to-high-level output  
 ¶ I<sub>PLH</sub> = propagation delay time, high-to-low-level output



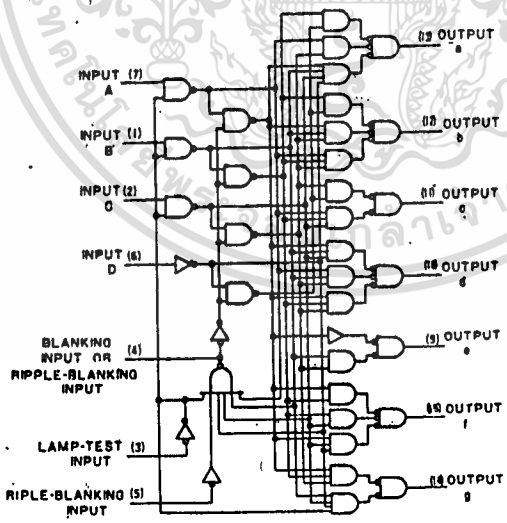
Function Table

'48, 'LS48 (see NOTES)

DECIMAL OR FUNCTION	INPUTS						BI/RBO <sup>2</sup>	OUTPUTS							NOTE
	LT	RBI	D	C	B	A		a	b	c	d	e	f	g	
0	H	H	L	L	L	L	H	H	H	H	H	H	L	1	
1	H	X	L	L	L	H	H	L	H	L	L	L	L	1	
2	H	X	L	L	H	L	H	H	H	L	H	L	H		
3	H	X	L	L	H	H	H	H	H	H	L	L	H		
4	H	X	L	H	L	L	H	L	H	H	L	L	H		
5	H	X	L	H	L	H	H	H	L	H	H	L	H		
6	H	X	L	H	H	L	H	L	L	H	H	H	H		
7	H	X	L	H	H	H	H	H	H	H	L	L	L		
8	H	X	H	L	L	L	H	H	H	H	H	H	H		
9	H	X	H	L	L	H	H	H	H	L	L	H	H		
10	H	X	H	L	H	L	H	L	L	L	H	H	L		
11	H	X	H	L	H	H	H	L	L	H	H	L	L		
12	H	X	H	H	L	L	H	L	H	L	L	L	H		
13	H	X	H	H	L	H	H	H	L	L	H	L	H		
14	H	X	H	H	H	L	H	L	L	L	H	H	H		
15	H	X	H	H	H	H	H	L	L	L	L	L	L		
BI	X	X	X	X	X	X	L	L	L	L	L	L	L	2	
RBI	H	L	L	L	L	L	L	L	L	L	L	L	L	3	
LT	L	X	X	X	X	X	H	H	H	H	H	H	H	4	

H=high level, L=low level, X=irrelevant

Functional Block Diagram



'48, 'LS48 BCD-TO-SEVEN-SEGMENT DECODER/DRIVER

54377/74377 Octal D-Type Flip-Flop with Enable

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL			
	Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package		
		C	P	MCF		C	P	MCF		C	P	MCF		C	P	MCF		C	P	MCF
T. I.																				
FAIRCHILD																				
MOTOROLA																				
N. S. C.																				
PHILIPS																				
SIGNETICS																				
SIEMENS																				
FUJITSU																				
HITACHI																				
MITSUBISHI																				
NEC																				
TOSHIBA																				

Electrical Characteristics SN54LS377/SN74LS377

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage, VCC	7V	Operating free-air temperature range	SN54LS	55°C to 125°C
Input voltage	7V		SN74LS	0°C to 70°C
		Storage temperature range		-65°C to 150°C

recommended operating conditions

	MIN	NOM	MAX	UNIT
Supply voltage, VCC	4.75	5	5.25	V
High-level output current, IOH			-400	mA
Low-level output current, IOL			8	mA
Clock frequency, fclock	0	20	30	MHz
Width of clock or clear pulse, tw			20	ns
Setup time, tsetup	Data input		20	ns
	Clear inactive state		25	ns
Data hold time, thold			5	ns
Operating free-air temperature, TA		0	70	°C

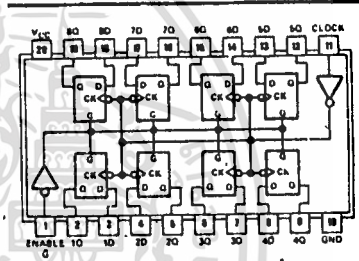
electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER*	TEST CONDITIONS†	MIN	TYP‡	MAX	UNIT	
V <sub>IH</sub>	High-level input voltage		2		V	
V <sub>IL</sub>	Low-level input voltage			0.8	V	
V <sub>I</sub>	Input clamp voltage	VCC - MIN, I <sub>I</sub> = -18mA		-1.5	V	
V <sub>OH</sub>	High-level output voltage	VCC - MIN, V <sub>IH</sub> = 2V, V <sub>IL</sub> = 0.8V, I <sub>OH</sub> = 400µA	2.7	3.5	V	
V <sub>OL</sub>	Low-level output voltage	VCC = MIN, V <sub>IH</sub> = 2V, V <sub>IL</sub> = 0.8V, I <sub>OL</sub> = 8mA		0.35	0.5	V
I <sub>I</sub>	Input current at maximum input voltage	VCC = MAX, V <sub>I</sub> = 7V		0.1	mA	
I <sub>IH</sub>	High-level input current	VCC = MAX, V <sub>I</sub> = 2.7V		20	µA	
I <sub>IL</sub>	Low-level input current	VCC = MAX, V <sub>I</sub> = 0.4V		-0.4	mA	
I <sub>OS</sub>	Short-circuit output current*	VCC = MAX	-20	-100	mA	
ICC	Supply current	VCC = MAX, See Note	17	28	mA	
f <sub>max</sub>	Maximum clock frequency	VCC = 5V, TA = 25°C	30	40	MHz	
t <sub>PLH</sub>	output from clock	VCC = 5V, TA = 25°C, CL = 15pF, RL = 2kΩ	17	27	ns	
t <sub>PHL</sub>	output from clock		18	27	ns	

\* The arrow indicates that the rising edge of the clock pulse is used for reference.  
 † For conditions shown as MIN or MAX, use the appropriate value specified under recommended operating conditions.  
 ‡ All typical values are at VCC = 5V, TA = 25°C.  
 \* Not more than one output should be shorted at a time.  
 \* t<sub>PLH</sub> = propagation delay time, low-to-high-level output.  
 \* t<sub>PHL</sub> = propagation delay time, high-to-low-level output.

Pin Assignment (Top view)

SN54LS377... J PACKAGE  
 SN74LS377... J OR N PACKAGE  
 (TOP VIEW)



FUNCTION TABLE  
 (EACH FLIP-FLOP)

G	INPUTS		OUTPUTS	
	CLOCK	DATA	Q	Q̄
H	X	X	Q <sub>0</sub>	Q̄ <sub>0</sub>
L	↑	H	H	L
L	↑	L	L	H
X	L	X	Q <sub>0</sub>	Q̄ <sub>0</sub>

```

    ld a,88      ;
    out (e3),a   ; set control
    out (e7),a   ;

```

main

```

loop    ld ix,ready
        call scan
        cp oa
        jp z,run
        cp Oc
        jp z,sec
        cp Od
        jp z,fire
        jr loop

```

\*\*\*\*\*

sec:

```

loop1   ld ix,sec
        call scan
        cp ent
        jr nz,loop1
loop2   ld ix,disbuf1
        call scan
        cp new
        jr z,new
        cp ent
        jpz,nextno
        jr loop2

```

```

new     ld b,7
        ld de,teldat1
        ld hl,disbuf1+1

```

```

loop3   ld ix,desbuf1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        call scan
        cp 0a
        jr nc,loop3
        ld (de),a
        call hex7sg
        inc de
        djnz loop3
loop4   call scan
        cp 0f
        jr z,new
        cp 0e
        jr z,nextno.
        jr loop4
nextno.
loop5   ld ix,disbuf2
        call scan
        cp 0f
        jr z,new2
        cp ent
        jpz,main
        jr loop5
new2    ld b,7
        ld de,teldat2
        ld hl,desbuf2+1
        ld ix,disbuf2
        call scan
        cp 0a
        jr nc,loop6
        ld (de),a
        call hex7sg
        inc de

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้ loop6 เท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
ld a,88 ;
out (e3),a ; set control
out (e7),a ;
```

main

```
loop ld ix,ready
call scan
cp oa
jp z,run
cp 0b
jp z,sec
cp 0d
jp z,fire
jr loop
```

\*\*\*\*\*

sec:

```
loop1 ld ix,sec
call scan
cp ent
jr nz,loop1

loop2 ld ix,disbuf1
call scan
cp new
jr z,new
cp ent
jnz,nextno
jr loop2
```

```
new ld b,7
ld de,teldat1
ld h1,disbuf1+1

loop3 ld ix,desbuf1
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

loop7    call scan
         cp new
         jr z,new2
         cp ent
         j, z,main
         jr loop7

```

\*\*\*\*\*

fine:

```

loop1    ld ix,fire
         call scan
         cp ent
         jr nz,loop1
loop2    ld ix,desbuf1
         call scan
         cp new
         jr z,new
         cp ent
         jp z,nextno.
         jr loop2
new      ld b,7
         ld de,teldata3
         ld hl,disbuff3+1
loop3    ld ix,disbuf3
         call scan
         cp 0a
         jr nc,loop3
         ld (de),a
         call jex7sg
         inc de
         djnz loop3
loop4    call scan

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
cp of
jr z,new
cp 0e
jr ,z, nestno.
jr loop4
```

nestno:

```
loop      ld ix,disbuf4
          call scan
          cp 0f
          jr z,new2
          cp ent
          jp z,main
          jr loop5
new2      ld b,7
          ld de,teldat4
          ld hl,disbuf4+1
loop6     ld ix,disbuf4
          call scan
          cp 0a
          jr nc,loop6
          ld (de),a
          call jex7sg
          incde
          djnz loop6
loop7     call scan
          cp new
          jr z,new2
          cp int
          jp z,main
          jr loop7
```

\*\*\*\*\*

func. run

\*\*\*\*\*

```
sensor    ld c,portb
          in a,(c)
          cp 00h
          jr nz,tel-sec
          ld c,porta
          in a,(c)
          cp 00h
          jr nz,tel-fire
          jr sensor
tel-sec   call bell
          in a,(pchigh)
          cp 00
          jr z,pulse
          call tone
          call check
          call tape
          jp main
```

\*\*\*\*\*

```
scan:    ;scan display and keyboard
          ;loop until a key is detected.
          ;i/p = ix point to pattern
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาค้นคว้าเท่านั้น เมื่อผู้ใดเห็นนำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;o/p = a contain the code
;of key pressed

push    ix        ;save ix

ld      hl,test

bit     7,(hl)

jr      z,scpre

ld      ix,blank

scpre   ld        b,4

scnx    call       scan1

jr      nc,scpre  ;if any key is pres

ld      b,c9      ;reload the debounce con

djnz   scnx

res     7,(hl)    ;clear error flag

pop     ix

scloop  call       scan1 ;loop until any key is detect

jr      c,scloop

keymap  ld        hl,keytab

        add       a,1

        ld        l,a

        ld        a,(hl)

        ret

```

\*\*\*\*\*

```

scan1: ;i/p = ix point to pattern

;o/p = a contain position

;code of the key pressed

```

scf

ex af,af!

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

exx

```
ld    c,00h        ;initial position code
ld    e,00h        ;scan display from left to right
ld    h,08h        ;set digit
```

kcol

```
ld    a,e
out   (digit),a    ;activate one column
ld    a,(ix)       ;load a pattern point by ix
out   (seg7),a
ld    b,coldey
djnz  $            ;delay 1,5 ms per digit
xor   a            ;deactivate all display segments
out   (digit),a
ld    a,e          ;scan keyboard from left to right
out   (digit),a
ld    b,4          ;each column has 4 keys
in    a,(kin)
ld    d,a
rl    d
jr    c,nokey
ld    a,c          ;key-in, get key position
ex    af,af'
```

nokey

```
inc   c
djnz  krow
inc   ix
inc   e
dec   h
jr    nz,kcol
ld    de,-08h
```

```
add   ix,de
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูใช้สอนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีกวนนำไปใช้

```
exx
ex   af,af'
ret
```

\*\*\*\*\*

hex7sg:

```
push af
call jex7
ld (hl),a
inc hl
pop aj
ret
```

hex7:

```
push hl
ld hl segtab
and of
add a,l
ld l,a
ld a,(hl)
pop hl
ret
```

\*\*\*\*\*

```
keytab:      org 1700
              ko defb  01
              k1 defb  04
              k2 defb  07
              k3 defb  00
              k4 defb  '02
              k5 defb  05
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

k6 defb 08  
k7 defb 0a  
k8 defb 03  
k9 defb 06  
ka defb 09  
kb defb 0b  
kc defb 0c  
kd defb 0d  
ke defb 0e  
kf defb 0f

segtab:

co defb 00  
f9 defb 01  
a4 defb 02  
bo defb 03  
99 defb 04  
92 defb 05  
82 defb 06  
f8 defb 07  
80 defb 08  
90 defb 09  
88 defb 0a  
83 defb 0b  
c6 defb 0c  
a1 defb 0d  
86 defb 0e  
8e defb 0f

blank

ff defb  
ff defb  
ff defb  
ff defb

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้ ff defb ศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

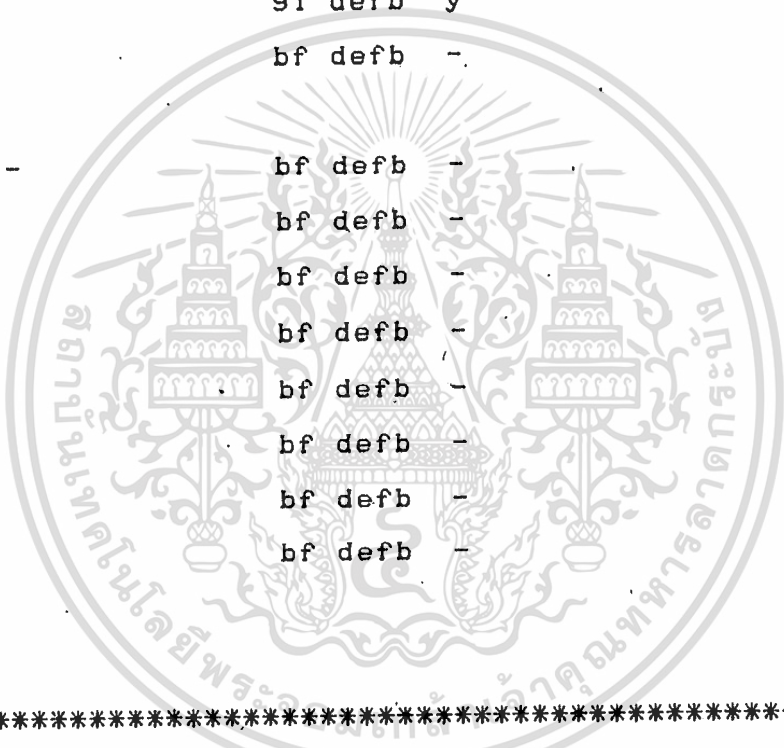
ready

```

ff defb
ff defb
ff defb
bf defb -
bf defb -
af defb r
86 defb e
88 defb a
a1 defb d
91 defb y
bf defb -

```

-----



```

bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -
bf defb -

```

```

*****
*
pulse generate
*****

```

ORG 1800H

```

;SET PORT A = OUT PORT      (10H)
;
;      B = IN PORT          (11H)
;
;      C0-C3 = OUT PORT     (12H)
;
;      C4-C7 = IN PORT      (12H)

;CONTROL PORT = 13H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;
LD C,12H          ;SET REG. C TO PORT CO-C3
;
LD A,02H          ;SET REG. A = 0010B
OUT (12H),A       ;SET READY TO OPERATE
CALL DELAY4       ;DELAY FOR 400 mS
LD A,03H          ;SET REG. A = 0011B
OUT (12H),A       ;SET HOLD LINE
CALL DELAY4       ;DELAY FOR 400 mS
;

```

```

;*****
;*                DIAL PART                *
;*****
;

```

```

LD DE,1890H       ;SET DE TO THE BEGINING ADDRESS
;                 ;OF TELEPHONE NUMBER
;                 ;(FIRST DIGIT AT ADDRESS = 1890H)
LD B,0BH          ;SET B TO NUMBER OF TELEPHONE DIGIT
;                 ;(8 DIGIT)

```

```

LOOP0: LD A,(DE)   ;LOAD REG. A TO FIRST DIGIT
;

```

```

LOOP1: LD L,07H     ;SET L = 0111B
OUT (C),L       ;SET UPPER PULSE 66.66 mS
CALL DELAY6    ;
LD L,05H       ;SET L = 0101B
OUT (C),L       ;SET LOWER PULSE 33.33 mS
CALL DELAY3    ;
DEC A           ;
JP NZ,LOOP1    ;
;

```

```

INC DE          ;SET DE TO DE+1 (ADDRESS OF NEXT DIGIT)
DEC B           ;SET NEXT DIGIT

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

\*\*\*\*\*

LD A,0BH ;SET A TO 1011B

OUT (C),A ;SET READY

;  
;  
;

\*\*\*\*\*

\* DELAY 400 mS \*

\*\*\*\*\*

;

ORG 1840H

DELAY4:

PUSH HL

PUSH DE

PUSHAF

PUSH BC

LD DE,OFFFH

LOOPA:

DEC DE

LD A,E

OR D

JP NZ,LOOPA

POP BC

POP AF

POP DE

POP HL

RET

;

\*\*\*\*\*

\* DELAY 66.66 mS \*

\*\*\*\*\*

;

ORG 1850H

DELAY6:

PUSH HL

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
PUSH DE
PUSH AF
PUSH BC
LD DE,OFFFH
```

LOOPB:

```
DEC DE
LD A,E
OR D
JP NZ,LOOPB
POP BC
POP AF
POP DE
POP HL
RET
```

```
;*****
;*          DELAY 33.33 mS          *
;*****
```

ORG 1860H

DELAY3:

```
PUSH HL
PUSH DE
PUSH AF
PUSH BC
LD DE,OFFFH
```

LOOPC:

```
DEC DE
LD A,E
OR D
JP NZ,LOOPC
POP BC
POP AF
POP DE
POP HL
```

RET

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

\*\*\*\*\*

END

\*\*\*\*\*

check ring back

\*\*\*\*\*

```
check          ld h,09
loop1:         ld de,AAAA
loop2:         dec de
               in a,(e2)
               and 100000000 b
               rlc a
               jp nz,telagain
               ld a,e
               or d
               jr nc,loop2
               dec h
               jr nz,loop1
```

call tape