

เครื่องควบคุมไฟเวที

STAGE LIGHTING CONTROL SYSTEM



เลขหม.....  
เลขทะเบียน... 42664  
วัน, เดือน, ปี- 6 ส.ย. 2545

|         |
|---------|
| .b..... |
| .i..... |

ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาอุตสาหกรรมศาสตรบัณฑิต  
สาขาวิชาเทคโนโลยีอิเล็กทรอนิกส์  
คณะวิศวกรรมศาสตร์  
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ปีการศึกษา 2544

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หัวข้อปริญญาานิพนธ์ เครื่องควบคุมไฟเวที (STAGE LIGHTING CONTROL SYSTEM)

โดย นายมนเฒ่า หาดทรายศรีรักษ์ เลขประจำตัว 42015521

นายสุปรีชา พรหมรัตน์ เลขประจำตัว 42015536

อาจารย์ที่ปรึกษา ผู้ช่วยศาสตราจารย์ อุตัย ศรีธีระวิโรจน์

ภาควิชา เทคโนโลยีอุตสาหกรรม

ปีการศึกษา 2544

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ขออนุมัติให้นำปริญญาานิพนธ์ฉบับนี้ เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษา ตามหลักสูตรปริญญาอุตสาหกรรมศาสตรบัณฑิต

คณะกรรมการสอบปริญญาานิพนธ์

ประธานกรรมการ

(.....)

กรรมการ

(.....)

กรรมการ

(.....)

กรรมการ

(.....)

กรรมการ

(.....)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# หัวข้อปฏิญญานิพนธ์ เครื่องควบคุมไฟเวที

โดย นายมน โหฬารศิริรักษ์  
นายสุปรีชา พรหมรัตน์

อาจารย์ที่ปรึกษา ผู้ช่วยศาสตราจารย์ อุทัย ศิริระวีโรจน์  
ปีการศึกษา 2544

## บทคัดย่อ

ปฏิญญานิพนธ์ฉบับนี้นำเสนอ เครื่องควบคุมไฟเวที โดยใช้คอมพิวเตอร์เข้าช่วยในการควบคุม ร่วมกับการใช้โปรโตคอลไอเอสแควซีบีเอส และการส่งข้อมูลแบบอนุกรมตามมาตรฐานอาร์เอส422 (RS-422) เพื่อนำไปใช้ในการควบคุมдимเมอร์แพก ในส่วนของдимเมอร์แพกนี้สามารถเพิ่มกำลังไฟฟ้าที่เข้าที่พุดได้ โดยการเปลี่ยนเอสซีอาร์ และยังมีส่วนของวงจรตรวจจับกระแสเกิน เพื่อป้องกันความเสียหายที่อาจเกิดขึ้นได้กับเอสซีอาร์ การควบคุมความสว่างสามารถทำได้โดยการควบคุมผ่านโปรแกรมใช้งานที่เขียนขึ้น โดยโปรแกรมวิซวล-เบสิก 6

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## PROJECT STAGE LIGHTING CONTROL SYSTEM

BY **Mr.Mano Harndimrongruk**

**Mr.Supreecha Promrattana**

ADVISOR **Asst.Prof.Uthai Sritheeravirojana**

ACADAMIC **2001**

### ABSTRACT

In this thesis is presented the project of the stage lighting control system. It is controlled by computer including Protocol (I<sup>2</sup>C BUS). The data is transferred to dimmer pack by serial port (standard RS422). Dimmer pack is controlled by RS422. In addition, dimmer pack can be increased power by using higher power SCR. Furthermore, its has the over current line detector to protect SCR. This system is controlled by Visual Basic 6.0 program.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## กิตติกรรมประกาศ

ปริญญาานิพนธ์ฉบับนี้ เป็นปริญญาานิพนธ์ ฉบับที่ได้อบรมร่วมกันอย่างเต็มความสามารถเพื่อให้งานออกมามีคุณภาพมากที่สุด ใช้เวลาในการค้นคว้าหาข้อมูล และรวบรวมข้อมูล ทำการศึกษาเกี่ยวกับข้อมูลรวมถึงหลักการต่างๆที่เกี่ยวข้องกับปริญญาานิพนธ์นี้ ซึ่งทำให้ปริญญาานิพนธ์ฉบับนี้สำเร็จดูสว่างลงได้ด้วยดี ซึ่งทั้งหมดนี้ก็ด้วย คำแนะนำ ความช่วยเหลือต่างๆ และคำปรึกษาจากบุคคลหลายท่านด้วยกัน จึงขอขอบพระคุณมา ณ โอกาสนี้

ผู้ช่วยศาสตราจารย์ อุตัย ศรีธีรวิโรจน์ ที่ให้คำปรึกษา คำแนะนำ รวมถึงความช่วยเหลือต่างๆอย่างดียิ่ง

และคณาจารย์ทุกท่านที่ได้ให้การอบรมสั่งสอน แม้พวกเราจนมีความรู้ความสามารถในด้านต่างๆ และขอขอบคุณ บิดา มารดา และเพื่อนๆ ที่ช่วยเป็นกำลังใจ และให้ความช่วยเหลือในการจัดทำปริญญาานิพนธ์ฉบับนี้

นาย มโน ชาญดำรงศรัภย์  
นาย สุปรีชา พรหมรัตน์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# สารบัญ

|   | หน้า |
|---|------|
| บทคัดย่อ  | I    |
| ABSTRACT  | II   |
| กิตติกรรมประกาศ   | III  |
| สารบัญภาพ   | IV   |
| สารบัญตาราง   | VII  |
| บทที่ 1 บทนำ  | 1    |
| บทที่ 2 ทฤษฎีที่เกี่ยวข้อง  | 3    |
| 2.1 ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ เอที89เอส53                                    | 3    |
| 2.1.1 ลักษณะโครงสร้างของเอที89เอส53                                       | 3    |
| 2.1.2 การใช้งานการขัดจังหวะ   | 5    |
| 2.1.3 การควบคุมการขัดจังหวะ   | 7    |
| 2.1.4 การจัดลำดับความสำคัญของการขัดจังหวะ                                 | 8    |
| 2.1.5 การใช้งานสัญญาณขอขัดจังหวะจากภายนอก                                 | 9    |
| 2.1.6 การใช้งานการขอขัดจังหวะจากตัวตั้งเวลาหมายเลขศูนย์                   | 9    |
| 2.1.7 การใช้งานการขอขัดจังหวะจากพอร์ตอนุกรม<br>และตัวตั้งเวลาหมายเลขหนึ่ง | 10   |
| 2.1.8 การใช้งานการขอขัดจังหวะจากตัวตั้งเวลาหมายเลขสอง                     | 10   |
| 2.2 การใช้งานตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลขสอง                              | 10   |
| 2.2.1 การทำงานแบบแคปเจอร์   | 12   |
| 2.2.2 การทำงานแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ                                    | 13   |
| 2.2.3 การทำงานเป็นตัวสร้างอัตราการรับส่งข้อมูล                            | 14   |
| 2.3 การใช้งานพอร์ตอนุกรม  | 14   |
| 2.3.1 รีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม                              | 15   |
| 2.3.2 การทำงานของพอร์ตอนุกรมในรูปแบบต่างๆ                                 | 16   |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|   | หน้า |
|---|------|
| 2.3.3 การกำหนดอัตรารับส่งของพอร์ตอนุกรม                                     | 17   |
| 2.3.4 การใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลขหนึ่ง สร้าง<br>อัตราการรับส่งข้อมูล | 17   |
| 2.3.5 การใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลขสอง สร้าง<br>อัตราการรับส่งข้อมูล   | 18   |
| 2.4 พอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์   | 19   |
| 2.4.1 มาตรฐานพอร์ตอนุกรมแบบ RS – 232  | 19   |
| 2.4.2 ขั้วต่อสำหรับพอร์ต RS – 232และการเชื่อมต่อ                            | 20   |
| 2.4.3 การรับส่งข้อมูลแบบไม่เข้าจังหวะ                                       | 22   |
| 2.4.4 ชนิดของยูเออาร์ที   | 23   |
| 2.4.5 วงจรภายในและรีจิสเตอร์ของพอร์ตอนุกรม RS – 232                         | 23   |
| 2.4.6 ลักษณะสัญญาณอินพุตและเอาต์พุตของพอร์ต RS – 232                        | 25   |
| 2.4.7 หมายเลขตำแหน่งของพอร์ตอนุกรม  | 25   |
| 2.5 ระบบเชื่อมต่อแบบ RS – 422   | 26   |
| 2.6 การเขียนโปรแกรมเพื่อใช้งานพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์                     | 27   |
| 2.6.1 การหาค่าตำแหน่งแอดเดรสของพอร์ตอนุกรม                                  | 27   |
| 2.6.2 การกำหนดค่าเริ่มต้นให้กับพอร์ตอนุกรม                                  | 30   |
| 2.6.3 การรับและส่งข้อมูลแบบอนุกรม   | 31   |
| 2.7 คอนโทรล เอ็มเอสคอมมิวนิเคชันคอนโทรลหรือ เอ็มเอสคอมม์                    | 32   |
| 2.7.1 CommPort  | 32   |
| 2.7.2 Setting   | 33   |
| 2.7.3 PortOpen  | 34   |
| 2.7.4 Input   | 34   |
| 2.7.5 InBufferCount   | 35   |
| 2.7.6 InBufferSize  | 35   |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|  | หน้า |
|--|------|
| 2.7.7 InputLen                                       | 36   |
| 2.7.8 InputMode                                      | 36   |
| 2.7.9 Output   | 37   |
| 2.7.10 OutBufferCont                                 | 38   |
| 2.7.11 OutBufferSize                                 | 38   |
| 2.7.12 ParityReplace                                 | 38   |
| 2.7.13 DTREnable                                     | 39   |
| 2.7.14 RTSEnable                                     | 39   |
| 2.7.15 EOFEnable                                     | 39   |
| 2.7.16 CTS Holding                                   | 40   |
| 2.7.17 CD Holding                                    | 40   |
| 2.7.18 DSR Holding                                   | 40   |
| 2.7.19 Handshaking                                   | 41   |
| 2.7.20 Break   | 41   |
| 2.8 เหตุการณ์ oncomm                                 | 42   |
| 2.8.1 ค่าคงที่คุณสมบัติของคอนโทรล เอ็มเอสคอมม        | 43   |
| 2.9 การใช้ เอ็มเอสคอมม เพื่อการติดต่ออุปกรณ์ภายนอก   | 44   |
| 2.10 ระบบส่งข้อมูลแบบแบบไอแอสควซี (I <sup>2</sup> C) | 45   |
| 2.10.1 คุณสมบัติทั่วไปของระบบเส้นทางแบบไอแอสควซี     | 45   |
| 2.10.2 หลักการของระบบไอแอสควซี                       | 45   |
| 2.10.3 สถานะที่เกิดขึ้นบนบัสไอแอสควซี                | 47   |
| 2.10.4 การทำงานบนบัส ไอแอสควซี                       | 48   |
| 2.11 ขยายพอร์ตอินพุตเอาต์พุตให้แก่พอร์ตอนุกรม        |      |
| ด้วยระบบบัส ไอแอสควซี                                | 50   |
| 2.11.1 ข้อมูลเบื้องต้นของ PCF857/8574A               | 50   |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|   | หน้า |
|---|------|
| 2.12 การควบคุมแรงดันไฟฟ้ากระแสสลับ                                    | 52   |
| 2.12.1 การควบคุมแบบปิด-เปิด   | 52   |
| 2.12.2 การควบคุมมมเฟส   | 55   |
| 2.13 การออกแบบและการพันหม้อแปลงกระแส                                  | 63   |
| บทที่ 3 บล็อกไดอะแกรมและการทำงานของเครื่องควบคุมไฟเวที                | 65   |
| 3.1 ภาค คีย์บอร์ด เม้าส์ โปรแกรมยูสเซอร์อินเตอร์เฟซ<br>และคอมพิวเตอร์ | 65   |
| 3.2 ภาคการติดต่อระหว่างคอมพิวเตอร์กับชุดรับส่งข้อมูล                  | 66   |
| 3.3 ภาคชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่ง                                | 67   |
| 3.4 ภาคสวิทช์กำลัง  | 69   |
| 3.4.1 วงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาลอก                                 | 69   |
| 3.4.2 การติดต่อกับ TDA844   | 70   |
| 3.5 วงจรควบคุมความสว่าง   | 71   |
| 3.6 การนำไอซีสำเร็จรูปมาใช้ในส่วนของวงจรควบคุม                        | 71   |
| 3.6.1 คุณสมบัติของ TCA 785  | 71   |
| 3.6.2 การทำงานของ TCA-785   | 72   |
| 3.6.3 ลักษณะของพัลส์ด้านออกชนิดต่างๆ                                  | 74   |
| 3.6.4 หลักการทำงานของชุดควบคุมความสว่าง                               | 75   |
| 3.6.5 การหาขั้วของหม้อแปลง  | 76   |
| 3.6.6 การหาค่า RG ที่ใช้ในการจำกัดกระแสเกต                            | 77   |
| 3.7 ซอฟต์แวร์ส่วนของ Main CPU   | 80   |
| 3.8 ซอฟต์แวร์ส่วนของหน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์                        | 80   |
| บทที่ 4 สรุปวิจารณ์ผลการทดลองและแนวทางการพัฒนา                        | 81   |
| 4.1 ผลการทดลองวงจรควบคุมความสว่าง                                     | 81   |
| 4.2 หน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์ และการใช้งาน                           | 84   |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|   | หน้า |
|---|------|
| 4.2.1 ขั้นตอนการใช้งาน  | 85   |
| 4.3 สรุป  | 85   |
| 4.4 แนวทางการพัฒนา  | 85   |
| เอกสารอ้างอิง   | 87   |
| ภาคผนวก ก. วงจรใช้งานทั้งหมดของเครื่องควบคุมไฟเวที                          | ก-1  |
| ภาคผนวก ข. แผ่นวงจรพิมพ์  | ข-1  |
| ภาคผนวก ค. รูปถ่ายเครื่องควบคุมไฟเวที                                       | ค-1  |
| ภาคผนวก ง. โปรแกรมในส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์ และ<br>โปรแกรมวิทยุสมัครเล่น-6 | ง-1  |



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญภาพ

หน้า

|           |   |    |
|-----------|---|----|
| รูปที่ 1  | บล็อกไดอะแกรมส่วนสำคัญของ เครื่องควบคุมไฟเวท  | 2  |
| รูปที่ 2  | ลักษณะการจัดขาแบบ พีคิท   | 4  |
| รูปที่ 3  | แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะของ เอที89เอส53  | 6  |
| รูปที่ 4  | ตำแหน่งของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IE  | 7  |
| รูปที่ 5  | ตำแหน่งของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IP  | 8  |
| รูปที่ 6  | ตำแหน่งบิตภายในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2   | 10 |
| รูปที่ 7  | การทำงานของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ในแบบแคปเจอร์   | 12 |
| รูปที่ 8  | แสดงตำแหน่งบิตและการใช้งานของ รีจิสเตอร์ T2MOD  | 13 |
| รูปที่ 9  | การทำงานแบบนับลงแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ<br>ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2   | 14 |
| รูปที่ 10 | การทำงานแบบนับขึ้นแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ<br>ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2   | 14 |
| รูปที่ 11 | ตำแหน่งบิตต่างๆ ภายในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม   | 14 |
| รูปที่ 12 | การทำงานของวงจรถ่ายโอนข้อมูลรับส่งข้อมูล<br>ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2   | 19 |
| รูปที่ 13 | ลักษณะตำแหน่งการวางขาของตัวต่อแบบ DB-9 และ DB-25  | 20 |
| รูปที่ 14 | แสดงการเชื่อมต่ออุปกรณ์ภายนอกกับคอมพิวเตอร์   | 22 |
| รูปที่ 15 | แผนผังการทำงานภายในของพอร์ตอนุกรมของเครื่องคอมพิวเตอร์  | 24 |
| รูปที่ 16 | ผังแสดง โครงสร้างทางวงจรของพอร์ตอนุกรม  | 25 |
| รูปที่ 17 | การใช้โปรแกรม ดิบักเพื่อหาค่าตำแหน่งของ พอร์ตอนุกรม   | 27 |
| รูปที่ 18 | แสดงตำแหน่งของพอร์ตอนุกรมบนระบบปฏิบัติการ วินโดวส์ 98   | 28 |
| รูปที่ 19 | แสดงรายละเอียดของพอร์ตอนุกรม COM2 บนระบบปฏิบัติการ วินโดวส์ 98  | 29 |
| รูปที่ 20 | โครงสร้างของวงจรเอาต์พุตของอุปกรณ์ที่ใช้การเชื่อมต่อบนระบบบัส ไอแอสควซี   | 46 |
| รูปที่ 21 | แสดงการเชื่อมต่ออุปกรณ์บนระบบบัส ไอแอสควซี ที่ใช้ไฟเลี้ยงไม่เท่ากัน   | 46 |
| รูปที่ 22 | การต่อตัวต้านทานเพื่อป้องกันแรงดันกระชากที่อาจปะปนเข้ามา<br>ในสายสัญญาณข้อมูลอนุกรมและสายสัญญาณนาฬิกา ของระบบบัสแบบ ไอแอสควซี | 47 |
| รูปที่ 23 | แสดงสถานะต่างๆ บนระบบบัส ไอแอสควซี  | 48 |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|   |    |
|---|----|
| รูปที่ 24 แสดงรูปแบบของข้อมูลอนุกรมที่เกิดขึ้นในการอ้างถึงแบบ 7 บิต ของระบบบัสแบบ-<br>ไอแอสควซี   | 49 |
| รูปที่ 25 แสดงรูปแบบของข้อมูลข้อมูลอนุกรมที่เกิดขึ้นในการอ้างถึงแบบ 10 บิตบนบัสแบบ<br>ไอแอสควซี   | 49 |
| รูปที่ 26 การจัดขาของ PCF8574/8574A และหน้าที่การทำงานของแต่ละขา  | 51 |
| รูปที่ 27 วงจรภายในของขาพอร์ตของวงจรรวม PCF8574/8574A   | 52 |
| รูปที่ 28 วงจรควบคุมแรงดันไฟสถับโดยวิธีควบคุมแบบ ปิด-เปิด   | 53 |
| รูปที่ 29 วงจรควบคุมไฟสถับที่ใช้หลักการควบคุมมุมเฟส ทำการควบคุมทางเดียว และ โหลด<br>เป็นตัว คำนทานที่มุมจุดชนวน ( $\alpha$ )  | 56 |
| รูปที่ 30 วงจรควบคุมแรงดันไฟสถับ 1 เฟส ควบคุมสองทางด้วยวิธีควบคุมเฟส เมื่อจุดชนวนเกด<br>ของ $T_1$ ที่มุม $\alpha$ และ $T_2$ ที่มุม $\pi + \alpha$ มี โหลดเป็นตัวค่านทานเพียงเดียว | 56 |
| รูปที่ 31 แสดงวงจรควบคุมไฟสถับแบบอื่นๆ  | 58 |
| รูปที่ 32 วงจรควบคุมไฟสถับ 1 เฟส เมื่อโหลดเป็นตัวค่านทานและตัวเหนี่ยวนำและจุดชนวนเกด<br>ที่มุม $\alpha > \Phi$ ด้วยพัลส์เดียว และพัลส์แบบอื่นๆ                                    | 60 |
| รูปที่ 33 แสดงกราฟของ $I_M$ และ $I_{RM}$ ที่ใช้คำนวณค่ากระแสทรานซิสเตอร์  | 62 |
| รูปที่ 34 แสดงบล็อกไดอะแกรมหลักของเครื่องควบคุมไฟเวที   | 65 |
| รูปที่ 35 การแปลงสัญญาณ RS-232 เป็น RS-422  | 66 |
| รูปที่ 36 การเชื่อมต่อภายในของบล็อกไดอะแกรมในชุดลิ้นก้าร์ดและปฏิบัติคำสั่ง  | 68 |
| รูปที่ 37 การเชื่อมต่อภายในของบล็อก ไดอะแกรมในชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่ง   | 68 |
| รูปที่ 38 บล็อกไดอะแกรมภายใน TDA8444  | 70 |
| รูปที่ 39 รูปแบบข้อมูลที่ใช้ติดต่อกับ TDA8444   | 70 |
| รูปที่ 40 บล็อกไดอะแกรมการเชื่อมต่อภายในของชุดเพนเวอร์เทก   | 72 |
| รูปที่ 41 แสดงโครงสร้างภายในของวงจรรวมเบอร์ TCA785  | 73 |
| รูปที่ 42 รูปคลื่นสัญญาณด้านเข้าและด้านออกที่สำคัญของวงจรรวมเบอร์ TCA-785   | 75 |
| รูปที่ 43 แสดงวิธีการตรวจหาข้อผิดพลาด   | 77 |
| รูปที่ 44 แสดงการคำนวณหาค่า RC  | 77 |
| รูปที่ 45 วงจรใช้งานของส่วนควบคุมกำลัง  | 78 |
| รูปที่ 46 วงจรใช้งานในส่วนของสวิตซ์กำลัง  | 79 |
| รูปที่ 47 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อม โหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 0 องศา  | 81 |
| รูปที่ 48 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อม โหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 45 องศา   | 82 |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|  |     |
|--|-----|
| รูปที่49 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 90 องศา  | 82  |
| รูปที่50 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 135 องศา | 83  |
| รูปที่51 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 180 องศา | 83  |
| รูปที่52 แสดงภาพหน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์                                   | 84  |
| รูปที่53 วงจรแปลงสัญญาณอนุกรมเป็นสัญญาณแบบไอแอสควีบีต                        | ก-1 |
| รูปที่54 วงจรแปลงสัญญาณอนุกรม RS-232 เป็น RS-422                             | ก-2 |
| รูปที่55 วงจรหลักของชุดควบคุมเพาเวอร์แพก                                     | ก-3 |
| รูปที่56 วงจรชุดรับข้อมูลควบคุมไฟและตรวจสอบกระแส                             | ก-4 |
| รูปที่57 ชุดจ่ายไฟสำหรับภาคควบคุมกำลังไฟ                                     | ก-5 |
| รูปที่58 วงจรตรวจจับกระแสเกิน  | ก-6 |
| รูปที่59 แผ่นวงจรพิมพ์ชุดควบคุมหลัก  | ข-1 |
| รูปที่60 แผ่นวงจรพิมพ์แปลงสัญญาณอนุกรม RS-232 เป็น RS-422                    | ข-2 |
| รูปที่61 แผ่นวงจรพิมพ์แปลงสัญญาณอนุกรมเป็นสัญญาณแบบไอแอสควีบีต               | ข-3 |
| รูปที่62 แผ่นวงจรพิมพ์ชุดควบคุมการสวิตซ์และสวิตซ์                            | ข-4 |
| รูปที่63 แผ่นวงจรพิมพ์ชุดแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาล็อก                        | ข-5 |
| รูปที่64 รูปถ่ายด้านหน้าของชุดคิมเมอร์แพก                                    | ค-1 |
| รูปที่65 รูปถ่ายด้านหลังของชุดคิมเมอร์แพก                                    | ค-2 |
| รูปที่66 รูปถ่ายด้านในของชุดคิมเมอร์แพก                                      | ค-3 |
| รูปที่67 รูปถ่ายด้านหน้าของชุดคอนโทรลยูนิต                                   | ค-4 |
| รูปที่68 รูปถ่ายด้านหลังของชุดคอนโทรลยูนิต                                   | ค-5 |
| รูปที่69 รูปถ่ายด้านในของชุดคอนโทรลยูนิต                                     | ค-6 |
| รูปที่70 รูปถ่ายด้านหน้าของชุดคอนเวอร์เตอร์                                  | ค-7 |
| รูปที่71 รูปถ่ายด้านหลังของชุดคอนเวอร์เตอร์                                  | ค-8 |
| รูปที่72 รูปถ่ายด้านในของชุดคอนโทรลยูนิต                                     | ค-9 |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญตาราง

|  |    |
|--|----|
| ตารางที่ 1. รูปแบบของการรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรม กำหนดโดย<br>บิต SM0 และ SM1 | 15 |
| ตารางที่ 2 รายละเอียดของขาต่างๆที่มีชื่ออยู่ในปัจจุบัน                         | 21 |
| ตารางที่ 3 แสดงข้อมูลในตำแหน่ง 0000:0411h ที่ชี้แจงจำนวนพอร์ตอนุกรม            | 26 |
| ตารางที่ 4 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ Handshake                                   | 43 |
| ตารางที่ 5 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ OnComm                                      | 43 |
| ตารางที่ 6 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ Error                                       | 44 |
| ตารางที่ 7 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ InputMode                                   | 44 |
| ตารางที่ 8 แสดงความสัมพันธ์ของความกว้างของพัลส์ด้านออกกับค่า $C_{12}$          | 74 |

# บทที่ 1

## บทนำ

ในปัจจุบันความบันเทิงมีส่วนช่วยให้ผู้คนได้ผ่อนคลายความเครียดลงได้มาก ความบันเทิงที่เป็นที่นิยมในปัจจุบันก็คือ คนตรี ซึ่งสังเกตได้จาก จำนวนผลงานที่ออกมาบ่อยขึ้น และ จำนวนศิลปินที่เพิ่มขึ้นด้วย เมื่อมีศิลปิน มีคนตรี ดังที่ต้องมีตามมาก็คือ คอนเสิร์ต ไม่ว่าจะเป็น คอนเสิร์ตเล็กหรือใหญ่ ก็จะต้องใช้เวทีแสดง และที่ขาดไม่ได้เช่นกันก็คือ ระบบไฟแสงสี เพื่อเพิ่มสีสันให้น่าสนใจ

ปัจจุบันระบบแสงสีส่วนใหญ่จะต้องมีเครื่องควบคุม ซึ่งควบคุมเหล่านี้จะมีส่วนประกอบหลัก 2 ส่วนคือ คอนโซลสำหรับควบคุม และ ชุดขับกำลัง หรือ เพาเวอร์แพค (Power pack) ที่อยู่ด้านหน้าเวที อุปกรณ์ทั้ง 2 ส่วนนี้ส่วนใหญ่ถ้าเป็นระบบแสงสีของเวทีคอนเสิร์ต ระดับกลาง ถึงระดับสูง ในประเทศไทย นิยมใช้ชุดควบคุมระบบไฟแสงสีที่สั่งซื้อมาจากต่างประเทศ ซึ่งมีราคาค่อนข้างสูงมาก หรือหากเป็นงานเวทีระดับล่าง ก็มักจะใช้ชุดควบคุมอัตโนมัติที่มีจำหน่ายทั่วไป แต่มีข้อจำกัดในเรื่องของรูปแบบของแสงสีที่ได้ ที่ไม่สามารถปรับแต่งเพิ่มเติมได้มากนัก ซึ่งจะทำให้เกิดความจำเจ

ดังนั้นหากเราใช้คอมพิวเตอร์ เข้ามาจัดการตรงส่วนนี้ได้ จะทำให้ชุดควบคุมระบบไฟแสงสีนี้มีราคาถูกลงมาก เมื่อเทียบกับของต่างประเทศ ดังนั้นจึงได้คิดประดิษฐ์ ชุดควบคุมไฟเวทีคอนเสิร์ต โครงการนี้จึงทำขึ้นเพื่อแก้ปัญหาดังกล่าว ซึ่งจะมีส่วนประกอบ 2 ส่วนเช่นเดียวกัน คือ ประกอบด้วย 1.) คอนโซลซึ่งเป็นคอมพิวเตอร์พีซีทั่วไปที่ติดตั้ง โปรแกรมยูสเซอร์อินเตอร์เฟส 2.) ชุดเพาเวอร์แพคที่ทำหน้าที่เป็นสวิตช์กำลังจำกัดแรงดันและอัตราการไหลของกระแสผู้โหลด

### 1.1. รายละเอียดโดยรวมของส่วนประกอบทั้ง 2 ส่วนมีดังนี้

1.1.1 หน้าจอควบคุม หรือ คอนโซล ใช้คอมพิวเตอร์พีซีที่มีระบบปฏิบัติการแบบ 32 บิต วินโดว์ 95 หรือสูงกว่าและมีโปรแกรม ยูสเซอร์อินเตอร์เฟส (User interface) ซึ่งเขียนด้วยโปรแกรม วิซวลเบสิก 6.0 ตัวโปรแกรม จะทำหน้าที่รับคำสั่งจากผู้ใช้งานที่ส่งผ่านคีย์บอร์ด หรือ เมาส์ ของคอมพิวเตอร์

1.1.2 ชุดเพาเวอร์แพค ประกอบด้วยส่วนย่อยหลักอีก 2 ส่วนคือ

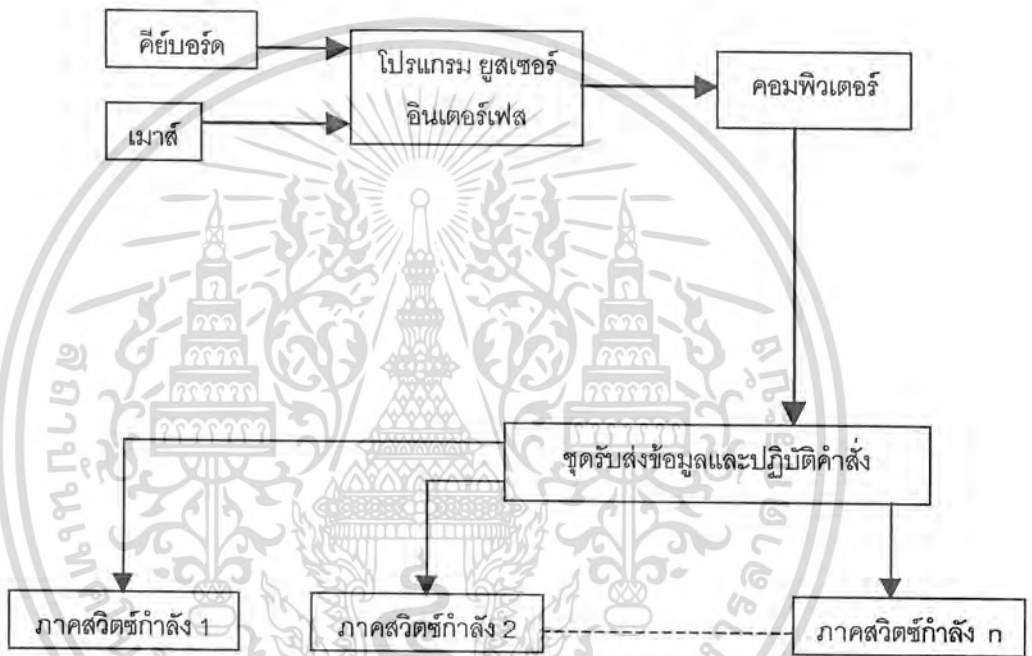
1.) ภาครับส่งข้อมูลกับคอมพิวเตอร์และปฏิบัติคำสั่งเพื่อส่งให้กับภาคสวิตช์กำลัง อุปกรณ์ที่ทำหน้าที่หลักในภาคนี้คือ ไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ เอที89เอส53 (AT89S53 )

2.) ภาคสวิตช์กำลังทำหน้าที่รับคำสั่งจากภาครับส่งข้อมูลมาแปลงเป็นระดับแรงดันไฟ 0 ถึง 10 โวลต์ด้วยวงจร แอนาล็อกทูดิจิตอล(Analog to Digital )

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

แล้วนำไปควบคุมการนำกระแสของ เอสซีอาร์ (SCR)

โพรโทคอล (Protocol) ที่ใช้ในการรับส่งข้อมูลระหว่างภาครับส่งข้อมูลกับคอมพิวเตอรืและประมวลผลคำสั่ง กับภาคสวิตซ์กำลัง จะใช้โพรโทคอลที่เรียกว่า ไอแอสควซีบัส ( I<sup>2</sup>C Bus) การส่งข้อมูลระหว่างคอมพิวเตอรืกับ ชุดเพาเวอร์แพก จะใช้การติดต่อแบบ อนุกรม ตามมาตรฐาน อาร์เอส-422 (RS-422) ซึ่งมีข้อดีคือรับส่งได้ไกลและมีอัตราการส่งข้อมูลสูงถึง 10 ล้านบิตต่อวินาที ผังการเชื่อมต่อของชุดควบคุมไฟเวที่แสดงดังรูปที่ 1



รูปที่ 1 บล็อกไดอะแกรมส่วนสำคัญของ เครื่องควบคุมไฟเวที่

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 2

### ทฤษฎีที่เกี่ยวข้อง

#### 2.1 ไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ เอที89เอส53

เอที89เอส53 มีสถาปัตยกรรมภายในพื้นฐานที่เหมือนกับ ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ 8051 แต่ มีข้อดีมากกว่า ดังคุณสมบัติดังต่อไปนี้

- 12 กิโลไบต์แฟลชเมมโมรี่ที่สามารถ โปรแกรมได้ด้วยวิธี เอสพีไอ(SPI) สามารถลบและเขียนใหม่ได้มากถึงประมาณ 1000 ครั้ง
- มี อีอีพรอม (EEPROM ) ขนาด 2 กิโลไบต์ในตัว สามารถลบและเขียนได้ประมาณ 1,000,000 ครั้ง
- ย่านแรงดันไฟเลี้ยง 4.0 ถึง 6.0 โวลต์
- ทำงานได้ที่สัญญาณนาฬิกาตั้งแต่ 0 ถึง 24 เมกะเฮิร์ตซ์ (0-24 MHz)
- สามารถล็อก แฟลชโปรแกรมเมมโมรี่เพื่อป้องกันการอ่านหรือแก้ไขโปรแกรมได้
- มีหน่วยความจำ 8 บิต ขนาด 256 กิโลไบต์
- มีตัวตั้งเวลาและตัวนับขนาด 16 บิต 3 ตัว
- มีแหล่งสร้างสัญญาณการขัดจังหวะได้ ถึง 9 แหล่ง
- มีช่องสื่อสารแบบ อะซิงโครนัสแบบ 2 ทิศทาง 1 ช่อง
- สามารถใช้การอินเตอร์เฟสแบบ เอสพีไอได้มีระบบตรวจจับการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ (Watch Dog) แบบโปรแกรมได้ เพื่อป้องกันการหยุดชะงักของไมโครคอนโทรลเลอร์
- มีตัวชี้ตำแหน่งข้อมูล 2 ชุด
- สามารถสั่ง ปิดการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ ได้จาก บิตของรีจิสเตอร์พิเศษ

##### 2.1.1 ลักษณะโครงสร้างของ เอที89เอส53

เอที89เอส53 มีรูปแบบตัวถังหลายแบบสำหรับในโครงการนี้เลือกตัวถังแบบ พี ดิพ40 (PDIP 40) ซึ่งมีขาต่อภายนอกทั้งหมด 40 ขา แบบดิพ (DIP) ดังรูปที่ 2 สำหรับหน้าที่ของขาต่าง มีดังต่อไปนี้

**Vcc** ขา 40 ป้อนไฟเลี้ยง +5 โวลต์

**GND** ขา 20 ต่อกับกราวด์ของแหล่งจ่ายไฟเลี้ยง

**P0.0 ถึง P0.7** พอร์ต 0 เป็นพอร์ตขนาด 8 บิต อยู่ที่ขา 39 ถึง 32 เริ่มจาก

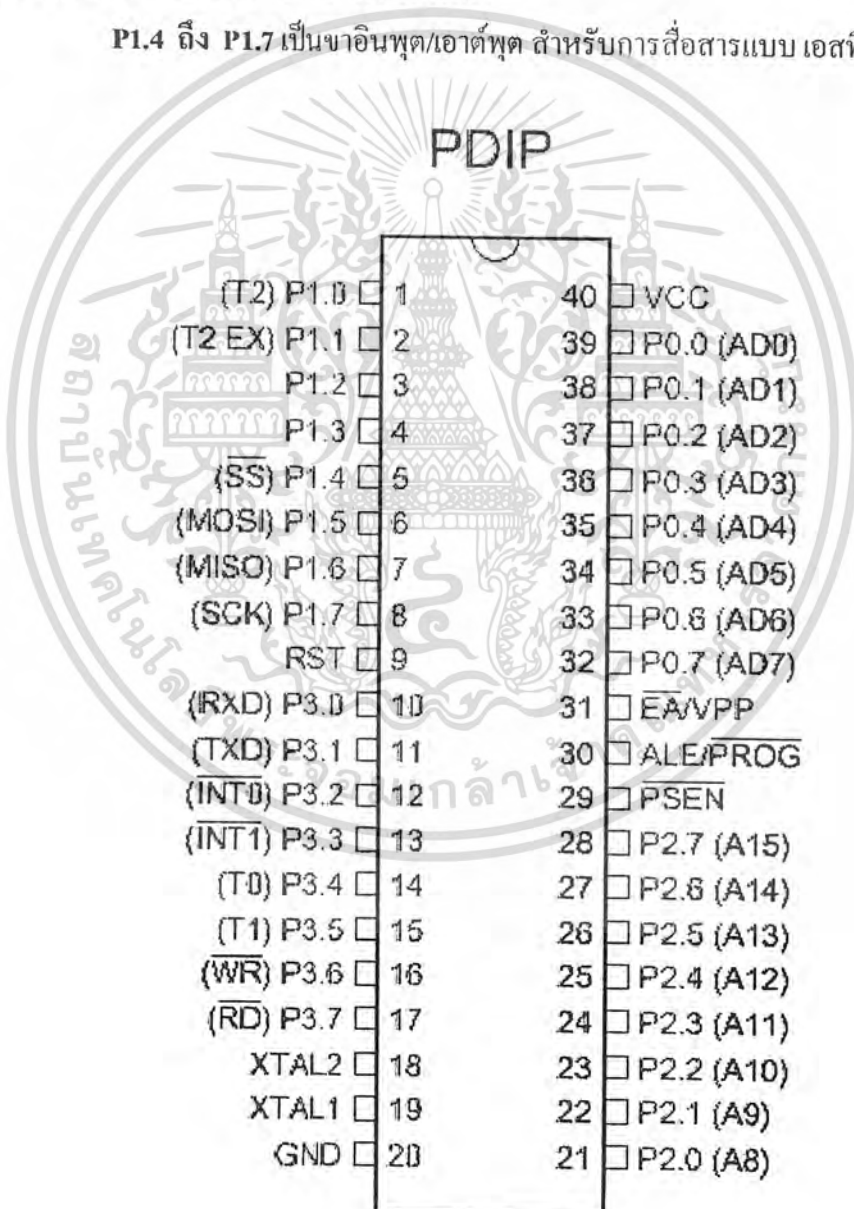
บิต 0 ถึง บิต 7 ตามลำดับ พอร์ตนี้ไม่มีการพูลอัพ (Pull Up ) ภายในจึงต้องต่อตัวต้านทานพูลอัพให้เวลาใช้งาน พอร์ตนี้ใช้รับส่งข้อมูล และยังใช้อ้างตำแหน่งหน่วยความจำด้าน 8 บิตล่าง

**P1.0 ถึง P1.7** พอร์ต 1 เป็นพอร์ตขนาด 8 บิต อยู่ที่ขา 1 ถึง 8 เริ่มจากบิต 0 ถึง บิต 7 ตามลำดับใช้รับส่งข้อมูลในวิธีปกติ นอกจากนี้ยังมีหน้าที่พิเศษดังต่อไปนี้คือ

**P1.0 (T2)** ใช้เป็นสัญญาณอินพุตของตัวนับหมายเลข 2

**P1.1 (T2EX)** เป็นขาควบคุมการกระตุ้นจากภายนอกให้ ตัวนับหรือตัวตั้งเวลา หมายเลข 2 เกิดการ เก็บค่าการนับ หรือตั้งเวลาใหม่

**P1.4 ถึง P1.7** เป็นขาอินพุต/เอาต์พุต สำหรับการสื่อสารแบบ เอสพีไอ



รูปที่ 2 ลักษณะการจัดขาแบบ พีดีพี

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**P2.0 ถึง P2.7** เป็นพอร์ตขนาด 8 บิต อยู่ที่ขา 21 ถึง 28 เริ่มตั้งแต่ P2.0 ถึง P2.7 ตามลำดับ มีหน้าที่ 2 อย่างคือ ใช้รับส่งข้อมูลแบบปกติ และใช้เป็นขาอ้างตำแหน่ง 8 บิตบนของหน่วยความจำภายนอก

**P3.0 ถึง P3.7** เป็นพอร์ตขนาด 8 บิต อยู่ที่ขา 10 ถึง 17 เริ่มตั้งแต่ P3.0 ถึง P3.7 ตามลำดับ นอกจากใช้รับส่งข้อมูลแบบปกติแล้ว ยังมีหน้าที่พิเศษดังนี้

**P3.0 /RXD** เป็นขาที่ใช้รับข้อมูลแบบอนุกรม

**P3.1/TXD** เป็นขาที่ใช้ส่งข้อมูลแบบอนุกรม

**P3.2/ $\overline{INT0}$**  เป็นขาที่ใช้รับสัญญาณขัดจังหวะหมายเลข 0 จากภายนอก

**P3.3/ $\overline{INT1}$**  เป็นขาที่ใช้รับสัญญาณขัดจังหวะหมายเลข 1 จากภายนอก

**P3.4/T0** เป็นขาที่รับสัญญาณเข้าเข้าไปยังวงจรถ่ายที่ทำหน้าที่นับสัญญาณหมายเลข 0 จะใช้นับจำนวนครั้งของสัญญาณ หรือนับสัญญาณนาฬิกา

**P3.5/T1** เป็นขาที่รับสัญญาณเข้าเข้าไปยังวงจรถ่ายที่ทำหน้าที่นับสัญญาณหมายเลข 1 จะใช้นับจำนวนครั้งของสัญญาณ หรือนับสัญญาณนาฬิกา

**P3.6 /  $\overline{WR}$**  เป็นขาควบคุมการเขียนข้อมูลลงสู่หน่วยความจำข้อมูลภายนอกตัวไมโครคอนโทรลเลอร์

**P3.7 /  $\overline{RD}$**  เป็นขาควบคุมการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำข้อมูลภายนอกตัวไมโครคอนโทรลเลอร์

**RESET** ขา 9 เป็นขาที่ใช้ทำการรีเซ็ตการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์

**ALE** ขา 30 ใช้ส่งสัญญาณเพื่อบอกให้อุปกรณ์ภายนอกทำการเก็บค่าของตำแหน่งหน่วยความจำด้าน 8 บิตต่าง

**$\overline{PSEN}$**  ขา 29 ใช้เมื่อต้องการอ่านคำสั่งจากหน่วยความจำไปแรมภายนอก เพื่อนำไปทำงาน

**$\overline{EA}$**  ขา 31 เป็นขาอินพุตที่ต่อเข้าไปเพื่อควบคุมการสร้างสัญญาณควบคุม  $\overline{PSEN}$

**XTAL1** ขา 19 ใช้เป็นขาอินพุตของสัญญาณนาฬิกาเข้าสู่วงจรถ่ายออสซิลเลเตอร์ขยายแบบกลับข้าง

**XTAL2** ขา 18 ใช้เป็นขาเอาต์พุตของสัญญาณนาฬิกาจากวงจรถ่ายออสซิลเลเตอร์ขยายแบบกลับข้าง

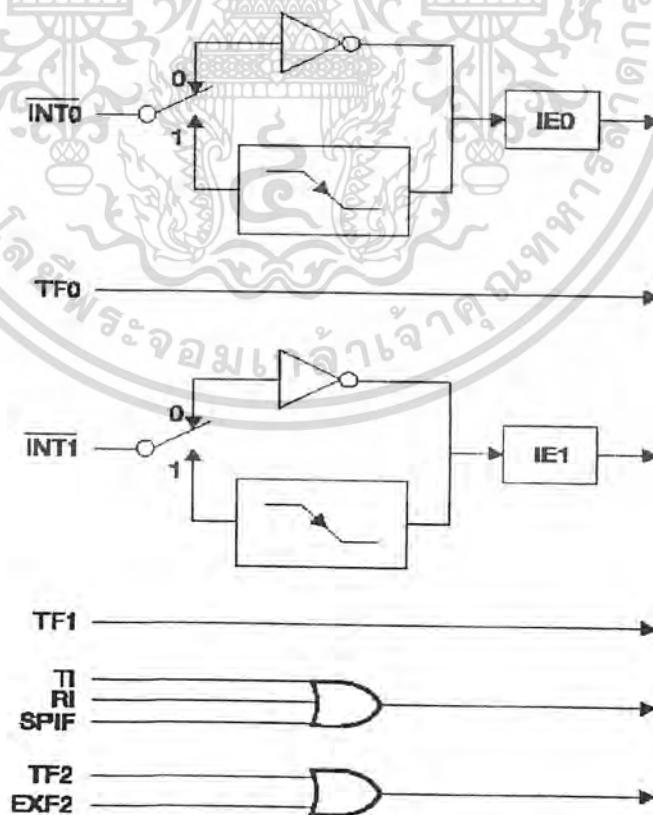
### 2.1.2 การใช้งานการขัดจังหวะ (Interrupt)

การติดต่อระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับอุปกรณ์ภายนอกสามารถทำได้ 2

ลักษณะคือ ใช้วิธีการโพลลิ่ง (Polling) ซึ่งไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องคอยตรวจสอบอุปกรณ์ภายนอกเป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

นอกอยู่ตลอดเวลาว่ามีข้อมูลที่ต้องการติดต่อกับ ไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือไม่ ทำให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องเสียเวลาไปกับการตรวจสอบโดยไร้ประโยชน์ หากมีอุปกรณ์จำนวนมากต่ออยู่กับไมโครคอนโทรลเลอร์ การติดต่อแบบที่ สองเป็นการใช้การการขัดจังหวะ ซึ่งเป็นวิธีการที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ไม่ต้องคอยตรวจสอบอุปกรณ์ภายนอกอยู่ตลอดแต่จะให้อุปกรณ์ภายนอกส่งสัญญาณการขัดจังหวะเข้ามาให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ เมื่อต้องการที่จะติดต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์ได้รับสัญญาณการขัดจังหวะแล้วจึงจะทำการรับส่งข้อมูลกับอุปกรณ์ภายนอกนั้นๆ ต่อไป

แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะของไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ เอที89เอส 53 มีทั้งสิ้น 9 แหล่งดังแสดงในรูปที่ 3 ประกอบด้วย อินเตอร์รัปต์เวกเตอร์ (Interrupt Vector) 6 ชุด ได้แก่ การขัดจังหวะภายนอก 2 แหล่ง (INT0 และ INT1 ) การขัดจังหวะจากตัวตั้งเวลา 3 ชุด (TF0 ,TF1, ไทมเมอร์ 2 ) สำหรับไทมเมอร์ 2 มีแหล่งกำเนิดอยู่ 2 แหล่ง คือ TF2 และ EXF2 การขัดจังหวะจาก พอร์ตอนุกรม ซึ่งมีแหล่งขัดจังหวะ 3 แหล่ง คือ TI เป็นสัญญาณการขัดจังหวะเมื่อมีการส่งข้อมูลออก และ RI เป็นสัญญาณการขัดจังหวะเมื่อมีการรับข้อมูลเข้ามา และอีกหนึ่งแหล่งคือสัญญาณการขัดจังหวะจาก การสื่อสารแบบ เอสพีไอ

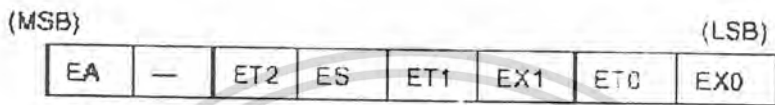


รูปที่ 3 แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะของ เอที89เอส53

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.1.3 การควบคุมการขัดจังหวะ

เราสามารถควบคุมการการขัดจังหวะหรือไม่ก็ได้ โดยการเซตหรือเคลียร์บิตต่างๆที่อยู่ในรีจิสเตอร์ IE (Interrupt register) ภายในรีจิสเตอร์ IE จะมีบิต EA ที่ทำหน้าที่ควบคุมให้ ไมโครคอนโทรลเลอร์ตอบรับการขัดจังหวะหรือไม่ตอบรับทั้งหมด หากกำหนดให้บิต EA เป็น 0 ไมโครคอนโทรลเลอร์จะไม่ตอบรับการร้องขอการขัดจังหวะ ตำแหน่งของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IE เป็นดังรูปที่ 4



Enable Bit = 1 enables the interrupt.

Enable Bit = 0 disables the interrupt.

#### รูปที่ 4 ตำแหน่งของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IE

หน้าที่ของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IE มีดังนี้คือ

**EA หรือ IE.7** หากกำหนดให้บิตนี้เป็น 0 จะไม่มีการตอบรับการขัดจังหวะทั้งหมด หากต้องการให้มีการตอบรับการขัดจังหวะ จะต้องเซตให้บิต EA เป็น 1 และเซตบิตควบคุมแต่ละแหล่งการขัดจังหวะที่ต้องการใช้การขัดจังหวะให้เป็น 1 ด้วย โดยใช้คำสั่ง เซตบิต หรือ เคลียร์บิต

**ET2 หรือ IE.5** ควบคุมให้ตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 หรือ แคปเจอร์(Capture) ส่งสัญญาณการขัดจังหวะได้หรือไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

**ES หรือ IE.4** ควบคุมให้ พอร์ตอนุกรม ส่งสัญญาณการขัดจังหวะได้หรือไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

**ET1 หรือ IE.3** ควบคุมให้ตัวตั้งเวลาหมายเลข 1 ส่งสัญญาณการขัดจังหวะเมื่อถึงค่าที่ตั้งไว้ได้หรือไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

**EX1 หรือ IE.2** ควบคุมให้ตอบรับสัญญาณการขัดจังหวะจากภายนอกที่ขา INT 0 หรือ ไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

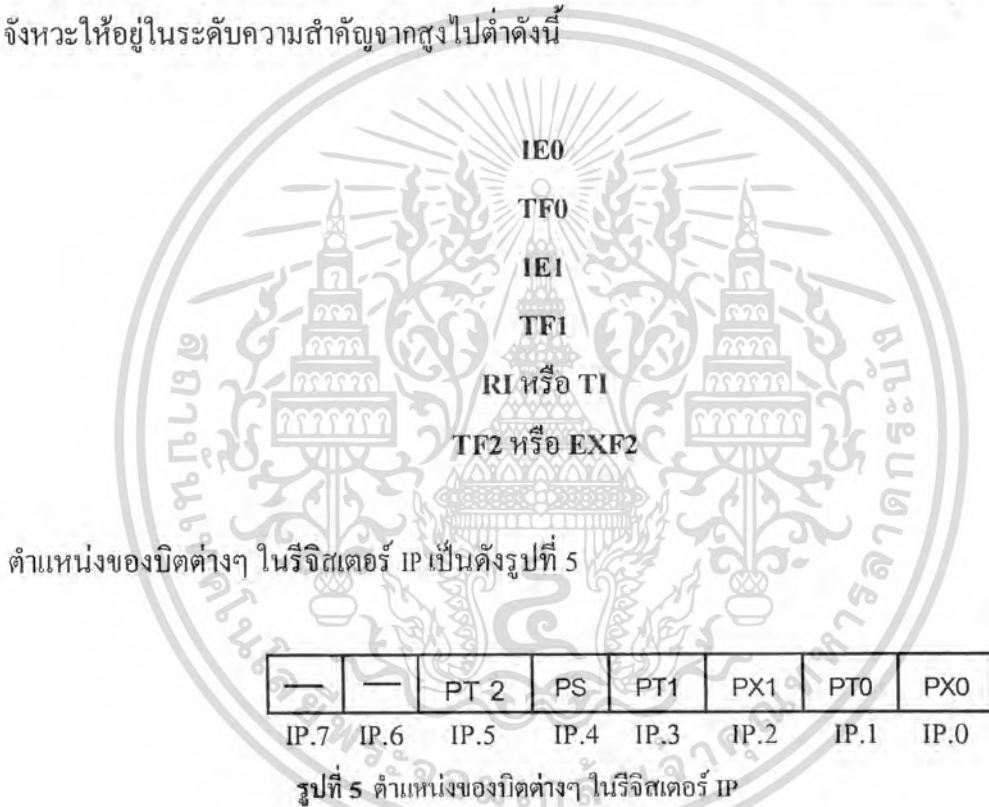
**ET0 หรือ IE.1** ควบคุมให้ตัวตั้งเวลาหมายเลข 0 ส่งสัญญาณการขัดจังหวะเมื่อถึงค่าที่ตั้งไว้หรือไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

**EX0 หรือ IE.0** ควบคุมให้ตอบรับสัญญาณการขัดจังหวะจากภายนอกที่ขา INT 1 หรือ ไม่ ถ้าเซตบิตนี้เป็น 1 จะสามารถส่งสัญญาณการการขัดจังหวะได้

หากต้องการใช้สัญญาณการขัดจังหวะจากแหล่งใด จะต้องเซตให้บิตควบคุมเป็น 1 และต้องเซตให้บิต EA เป็น 1 ด้วย

#### 2.1.4 การจัดลำดับความสำคัญของการขัดจังหวะ

การจัดลำดับความสำคัญของการขัดจังหวะสามารถจัดได้ 2 ระดับแตกต่างกัน โดยการเซตค่าในรีจิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ควบคุมการ จัดลำดับความสำคัญของการขัดจังหวะ ชื่อว่า IP (Interrupt Priority Register) ในกรณีที่ไม่มี การจัดลำดับความสำคัญของการอินเทอร์รัปต์หรือ จัดให้มีความสำคัญในระดับเดียวกัน ไมโครคอนโทรลเลอร์จะจัดลำดับความสำคัญของการขัดจังหวะให้อยู่ในระดับความสำคัญจากสูงไปต่ำดังนี้



หน้าที่ของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ IE มีดังนี้คือ

IP.7 และ IP.6 ไม่ใช้

- |     |      |  |
|-----|------|--|
| PT2 | IP.5 | กำหนดลำดับความสำคัญของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2     |
| PS  | IP.4 | กำหนดลำดับความสำคัญของพอร์ตอนุกรม              |
| PT1 | IP.3 | กำหนดลำดับความสำคัญของตัวตั้งเวลาหมายเลข 1     |
| PX1 | IP.2 | กำหนดลำดับความสำคัญ of สัญญาณการขัดจังหวะ INTO |
| PT0 | IP.1 | กำหนดลำดับความสำคัญของตัวตั้งเวลาหมายเลข 0     |
| PX0 | IP.0 | กำหนดลำดับความสำคัญของสัญญาณการขัดจังหวะ INT 1 |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หากบิตใดเป็น 1 จะมีลำดับความสำคัญสูงสุด ไมโครคอนโทรลเลอร์จะตอบรับการร้องขอขัดจังหวะที่มีระดับความสำคัญสูงกว่า สัญญาณการร้องขอขัดจังหวะที่มีระดับความสำคัญสูงกว่าสามารถร้องขอขัดจังหวะซ้อนขึ้นมาได้ในขณะที่ไมโครคอนโทรลเลอร์กำลังทำคำสั่งตอบสนองการขัดจังหวะของสัญญาณร้องขอขัดจังหวะที่มีความสำคัญต่ำกว่าได้ ในขณะที่ไมโครคอนโทรลเลอร์กำลังทำโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะอยู่ จะไม่สามารถตอบรับการร้องขอขัดจังหวะจากแหล่งกำเนิดที่มีความสำคัญระดับเดียวกันหรือต่ำกว่าได้อีก จนกว่าจะจบโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะก่อน

### 2.1.5 การใช้งานสัญญาณขอขัดจังหวะจากภายนอก

แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะจากภายนอกมี 2 แหล่งคือ INTO และ INT1 สามารถเลือกสัญญาณการร้องขอขัดจังหวะได้สองแบบคือ เลือกใช้สัญญาณกระตุ้นที่ระดับลอจิก 0 หรือใช้สัญญาณกระตุ้นที่การเปลี่ยนแปลงของสัญญาณจาก 1 ไป 0 ซึ่งสามารถเลือกโดยกำหนดค่าบิตของ ITO และ IT1 ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาที่ชื่อว่า TCON หากรีเซตให้ค่าของบิตเป็น 0 จะเป็นการเลือกสัญญาณการกระตุ้นที่ระดับลอจิก 0 การตรวจสอบการร้องขอขัดจังหวะจะกระทำทุกๆ แมกซ์ซินไซเกิด เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์เรียกโปรแกรมการตอบสนองการขัดจังหวะมาทำงานแล้ว ต้องยกเลิกการส่งสัญญาณการขอขัดจังหวะก่อนที่โปรแกรมการตอบสนองจะจบลง หรือก่อนที่การร้องขอขัดจังหวะจากแหล่งกำเนิดอื่นจะเข้ามา เพื่อป้องกันการเกิดการขอขัดจังหวะซ้ำ สำหรับตำแหน่งเริ่มต้นของโปรแกรมการร้องขอขัดจังหวะของ INTO จะอยู่ที่ตำแหน่ง  $0003_H$  และตำแหน่งเริ่มต้นของโปรแกรมการร้องขอขัดจังหวะของ INT1 จะอยู่ที่ตำแหน่ง  $000B_H$  ทำให้ความยาวของโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของ INTO ถูกจำกัดอยู่ในช่วง  $0003_H - 000A_H$  ซึ่งจะไม่สามารถเก็บโปรแกรมที่มีความยาวมากกว่า 8 ไบต์ได้

### 2.1.6 การใช้งานการขอขัดจังหวะจาก ตัวตั้งเวลาหมายเลข 0 และ ตัวตั้งเวลาหมายเลข 1

แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะ TF0 และ TF1 เป็นแหล่งกำเนิดที่มาจากตัวตั้งเวลา/ตัวนับ หมายเลข 0 และ หมายเลข 1 ตามลำดับ TF0 และ TF1 จะเกิดขึ้นเมื่อค่าเวลาของตัวตั้งเวลาหมายเลข 0 หรือ 1 ที่ตั้งไว้ครบกำหนดแล้ว หรือนับได้ครบตามจำนวนที่ตั้งไว้ในกรณีที่เป็นตัวนับ โดย TF0 และ TF1 จะถูกเซ็ตโดยตัวไมโครคอนโทรลเลอร์คอนเองและค่าของสถานะ TF0 และ TF1 จะถูกเคลียร์โดยฮาร์ดแวร์ เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์ตอบรับการร้องขอขัดจังหวะ โดยการเรียกโปรแกรมห้อยที่อยู่ในตำแหน่งเริ่มต้นที่  $000B_H$  สำหรับตัวตั้งเวลาหมายเลข 0 และ  $001B_H$  สำหรับตัวตั้งเวลาหมายเลข 1 มาทำงาน

### 2.1.7 การใช้งานการขอขัดจังหวะจากพอร์ตอนุกรม

แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะจากพอร์ตอนุกรมมีสัญญาณการขัดจังหวะเกิดจาก 2 แหล่งคือ จาก ด้านรับ และ ด้านส่ง เป็นแหล่งกำเนิดที่มาจากหน่วยเก็บข้อมูลชั่วคราวทางด้านรับและด้านส่งของพอร์ตอนุกรม สัญญาณทั้ง 2 จะถูกนำมา ออร์ (OR) กัน เพื่อรวมเป็นสัญญาณเดียวกันทำให้มีสัญญาณการร้องขอขัดจังหวะเกิดขึ้นได้ทั้งในกรณีของการรับและการส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรม โปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของพอร์ตอนุกรมอยู่ที่ตำแหน่ง 0023<sub>H</sub> ตำแหน่งเดียว โปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของพอร์ตอนุกรมจึงต้องมีการตรวจสอบก่อนว่าการขอขัดจังหวะเกิดขึ้นจาก ด้านรับ หรือ ด้านส่ง โดยใช้คำสั่งการตรวจสอบบิต RI หรือ TI ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ SCON เมื่อทราบที่มาของการร้องขอการขัดจังหวะแล้วจึงไปทำโปรแกรมสำหรับการรับหรือส่งข้อมูลต่อไป หลังจากตรวจสอบแหล่งกำเนิดสัญญาณการร้องขอขัดจังหวะแล้วจะต้องทำการเคลียร์บิต RI หรือ TI ด้วยโปรแกรมก่อนที่จะจบโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะ

### 2.1.8 การใช้งานการขอขัดจังหวะจาก ตัวตั้งเวลาหมายเลข 2

แหล่งกำเนิดสัญญาณการขัดจังหวะของ ตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 มีอยู่ 2 แหล่งคือ TF2 และ EXF2 สัญญาณทั้ง 2 จะถูกนำมา ออร์กัน เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์มีการตอบรับขัดจังหวะ จะเรียกโปรแกรมย่อยที่ตำแหน่ง 002B<sub>H</sub> มาทำงาน ในโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะ ต้องมีการตรวจสอบว่าแหล่งกำเนิดมาจาก TF2 หรือ EXF2 เพื่อที่จะได้เลือกทำโปรแกรมตอบสนองได้ถูกต้องแล้วจึงทำคำสั่งเคลียร์บิต TF2 หรือ EXF2 ก่อนที่จะจบโปรแกรมตอบสนอง

## 2.2 การใช้งานตัวตั้งเวลาหรือ ตัวนับ หมายเลข 2

ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 เป็นตัวตั้งเวลาหรือตัวนับ ขนาด 16 บิต เราสามารถใช้เป็นตัวตั้งเวลา หรือ ตัวนับ ก็ได้ ภายในตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 จะมีรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิตเพิ่มมาอีก 2 ตัว คือ รีจิสเตอร์ อาร์แคปทูโวล์ (RCAP2L) และ รีจิสเตอร์ อาร์แคปทูไฮ (RCAP2H) การกำหนดการทำงานของ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 จะกำหนดได้จากรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ที่ชื่อ T2CON ซึ่งอยู่ที่ตำแหน่ง 0C8<sub>H</sub> ซึ่งตำแหน่งของบิตต่างๆ เป็นดังรูปที่ 6

T2CON Address = 0C8H

Reset Value = 0000 0000B

Bit Addressable

|     | TF2 | EXF2 | RCLK | TCLK | EXEN2 | TR2 | C/T2 | CP/RL2 |
|-----|-----|------|------|------|-------|-----|------|--------|
| Bit | 7   | 6    | 5    | 4    | 3     | 2   | 1    | 0      |

รูปที่ 6 ตำแหน่งบิตภายในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2

หน้าที่ของบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2 มีดังต่อไปนี้

**TF2** บิตนี้จะถูกเซตด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์เมื่อตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 มีการนับครบถึงค่าที่กำหนดไว้ หรือเรียกว่าการเกิดโอเวอร์โฟล (Over flow) และจะต้องตั้งเคลียร์ด้วยโปรแกรม บิตนี้จะไม่ถูกเซตหากบิต RCLK หรือ TCLK เป็น 1

**EXF2** ถ้าให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ทำงานในลักษณะ แคปเจอร์ หรือ ตั้งค่าใหม่ อัดโนมิตบิตนี้จะถูกเซตเมื่อบิต EXEN2 เป็น 1 และสัญญาณที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 (T2EX หรือ P1.1) มีการเปลี่ยนจาก 1 ไป 0 หากกำหนดให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 สามารถร้องขอการ ขัดจังหวะได้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 จะส่งสัญญาณร้องขอขัดจังหวะเมื่อบิต EXF2 เป็น 1 หลังจากที่โปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะแล้วต้องเคลียร์บิต EXF2 ด้วยโปรแกรม ก่อนที่จะออกจากการตอบสนองการขัดจังหวะ

**RCLK** เป็นบิตสำหรับควบคุมสัญญาณนาฬิกาในการรับข้อมูลของพอร์ตอนุกรมซึ่งสามารถเซตหรือ เคลียร์ด้วยโปรแกรมโดยที่ หาก บิตนี้เป็น 1 จะเป็นการนำพัลส์ที่ได้จากการ เกิดโอเวอร์โฟล ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 เพื่อนำไปเป็นสัญญาณนาฬิกา ของการรับข้อมูลของพอร์ตอนุกรมในแบบที่ 1 และแบบที่ 3 ส่วนถ้าหากบิตนี้เป็น 0 จะเป็นการเลือกใช้สัญญาณนาฬิกาของการรับข้อมูลของพอร์ตอนุกรมของ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1

**TCLK** เป็นบิตสำหรับควบคุมสัญญาณนาฬิกาในการส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมซึ่งสามารถเซตหรือ เคลียร์ด้วยโปรแกรมโดยที่ หาก บิตนี้เป็น 1 จะเป็นการนำพัลส์ที่ได้จากการเกิดโอเวอร์โฟล ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 เพื่อนำไปเป็นสัญญาณนาฬิกาของการส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมในแบบที่ 1 และแบบที่ 3 ส่วนถ้าหากบิตนี้เป็น 0 จะเป็นการเลือกใช้สัญญาณนาฬิกาของการส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมของ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1

**EXEN2** หากกำหนดให้บิตนี้เป็น 1 จะทำให้การตั้งเก็บค่าใหม่หรือแคปเจอร์เกิดขึ้น เมื่อมีการเปลี่ยนแปลงสัญญาณที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 จาก 1 ไป 0 และไม่มีการใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 เป็นตัวกำเนิดสัญญาณนาฬิกาของการรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมและหากกำหนดให้บิต EXEN2 เป็น 0 จะมีการทำงานคล้ายกับการกำหนดบิต EXEN2 เป็น 1 แต่จะไม่มีการใช้งานที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2

**TR2** เป็นบิตควบคุมการทำงานหรือหยุดการทำงานของ ตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2 หากบิตนี้เป็น 1 จะกำหนดให้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ทำงาน และหากเป็น 0 จะกำหนดให้ตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2 ไม่ทำงาน

**C/T2** เป็นบิตเลือกวิธีการทำงานของ ตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2

$C/T2 = 1$  ทำงานในรูปแบบของตัวจับเวลา (ความถี่ของระบบ / 12)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

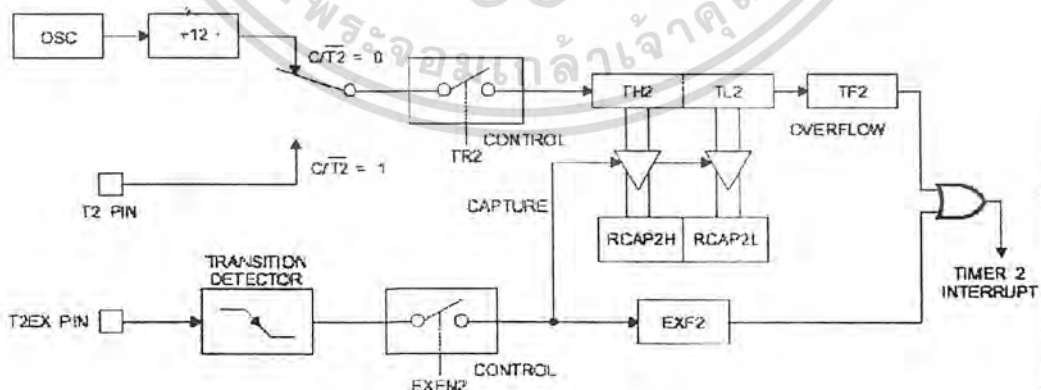
$\overline{C/T2}$  =ทำงานในรูปแบบของการนับ ทุกๆขอบขาลงของสัญญาณที่จะทำการนับ  
 $\overline{CP/RL2}$  เป็นตัวเลือกรูปแบบการทำงานโดยสามารถกำหนดได้จากโปรแกรม

$\overline{CP/RL2} = 1$  ทำงานในรูปแบบแคปเจอร์ ซึ่งการแคปเจอร์จะเกิดเมื่อบิต EXEN2 เป็น 1 และสัญญาณที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 เปลี่ยนจาก 1 เป็น 0

$\overline{CP/RL2} = 0$  ทำงานในรูปแบบการเก็บค่าใหม่ จะเกิดเมื่อตัวตั้งเวลาหรือตัวนับ หมายเลข 2 เกิดโอเวอร์โฟลด์ หรือ เมื่อบิต EXEN2 เป็น 1 แล้วมีสัญญาณ เข้ามาที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 เปลี่ยนจาก 1 เป็น 0 ถ้ามีการเซตให้บิต RCLK หรือ TCLK เป็น 1 บิตนี้จะไม่ใช้งาน และการเก็บค่าใหม่ของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 จะเกิดการ โอเวอร์โฟลด์ โดยอัตโนมัติ การทำงานของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 มีอยู่ 3 รูปแบบคือ

### 2.2.1 การทำงานแบบแคปเจอร์

การทำงานแบบแคปเจอร์ สามารถเลือกทำงานได้ 2 ลักษณะจากการกำหนดค่า บิต EXEN2 ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 โดยหากกำหนดให้บิต EXEN2 เป็น 0 ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ก็จะทำงานเป็นตัวตั้งเวลาหรือตัวนับแบบ 16 บิต และหากกำหนดบิต EXEN2 เป็น 1 การทำงานของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 จะคล้ายกัน แต่จะมีส่วนเพิ่มเติมคือเมื่อสัญญาณจากภายนอกที่ขา T2EX (P1.1) เปลี่ยนจาก 1 ไป 0 จะทำให้ค่าที่อยู่ในรีจิสเตอร์ของการนับ TL2 และ TH2 ถูกเก็บค่าเข้าไปในรีจิสเตอร์ อาร์แคปทูโลว์และ อาร์แคปทูไฮ ตามลำดับ และทำให้บิต EXF2 ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ถูกเซตด้วย จึงมีการร้องขอขัดจังหวะได้เหมือนกับบิต TF2 แต่บิต EXF2 ต้องตั้งเคลียร์ด้วยโปรแกรม การทำงานของตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2 ในแบบแคปเจอร์แสดงดังรูปที่ 7



รูปที่ 7 การทำงานของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ในแบบแคปเจอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.2.2 การทำงานแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ

การทำงานแบบนี้สามารถเลือกการทำงานได้ 2 ลักษณะ โดยการกำหนดค่าของ บิต EXEN2 ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 2 โดย

1) หากกำหนดให้บิต EXEN2 เป็น 0 เมื่อค่าของการนับหรือการตั้งเวลาเกิดโอเวอร์โฟลขึ้นนอกจากจะเซตบิต TF2 แล้ว จะทำให้ค่าในรีจิสเตอร์ อาร์แคปทูโลว์ และ อาร์แคปทูไฮ ถูกนำไปกำหนดค่าให้กับรีจิสเตอร์ TL2 และ TH2 ตามลำดับ เพื่อเป็นค่าเริ่มต้นของการนับครั้งต่อไป

2) หากกำหนดให้บิต EXEN2 เป็น 1 เมื่อค่าของการนับหรือการตั้งเวลาเกิดโอเวอร์โฟลขึ้นนอกจากจะเซตบิต TF2 และ นำค่าในรีจิสเตอร์ อาร์แคปทูโลว์ และ อาร์แคปทูไฮ ไปกำหนดค่าให้กับรีจิสเตอร์ TL2 และ TH2 ตามลำดับ แล้วการ นำค่าในรีจิสเตอร์ อาร์แคปทูโลว์ และ อาร์แคปทูไฮ ไปกำหนดค่าให้กับรีจิสเตอร์ TL2 และ TH2 ยังสามารถควบคุมได้จากสัญญาณที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 โดยการกำหนดค่าใหม่จะกระทำเมื่อสัญญาณที่ขากระตุ้นภายนอกของตัวตั้งเวลาหมายเลข 2 เปลี่ยนจาก 1 ไป 0 และจะทำให้บิต EXF2 ถูกเซตด้วย

นอกจากนี้ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ เอที89เอส53 ยังมีคุณสมบัติพิเศษคือสามารถกำหนดได้ว่าจะให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 นับแบบขึ้นหรือลง โดยกำหนดได้จากบิตควบคุมการนับขึ้นหรือลง หรือ DCEN (Down Counter Enable) ซึ่งบิตนี้จะอยู่ในรีจิสเตอร์พิเศษชื่อ T2MOD ซึ่งอยู่ที่ตำแหน่ง 0C9<sub>H</sub> ซึ่งแสดงดังรูปที่ 8 การทำงานแบบนับลงในแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ แสดงดังรูปที่ 9 และการทำงานนับขึ้นแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ แสดงดังรูปที่ 10

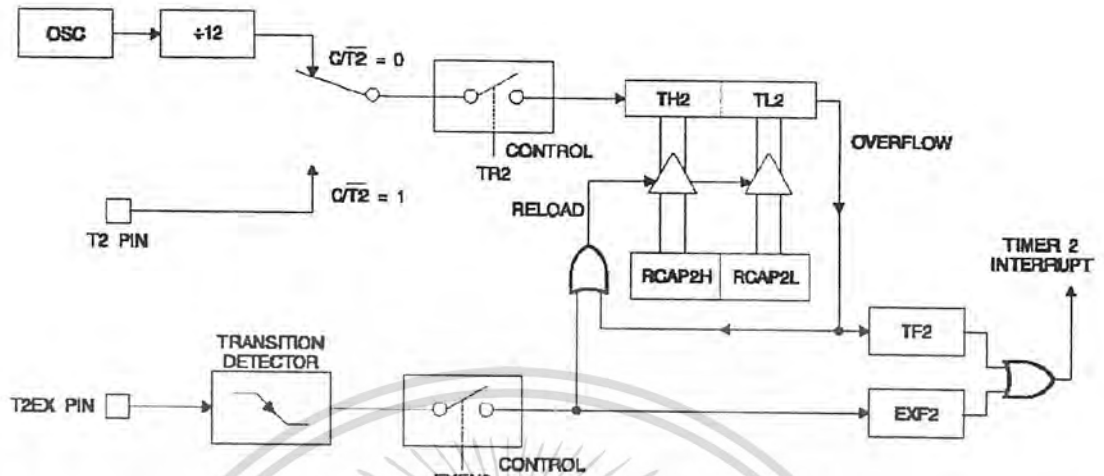
| T2MOD Address = 0C9H |   |   |   |   |   |   |      | Reset Value = XXXX XX00B |  |
|----------------------|---|---|---|---|---|---|------|--------------------------|--|
| Not Bit Addressable  |   |   |   |   |   |   |      |                          |  |
|                      | — | — | — | — | — | — | T2OE | DCEN                     |  |
| Bit                  | 7 | 6 | 5 | 4 | 3 | 2 | 1    | 0                        |  |

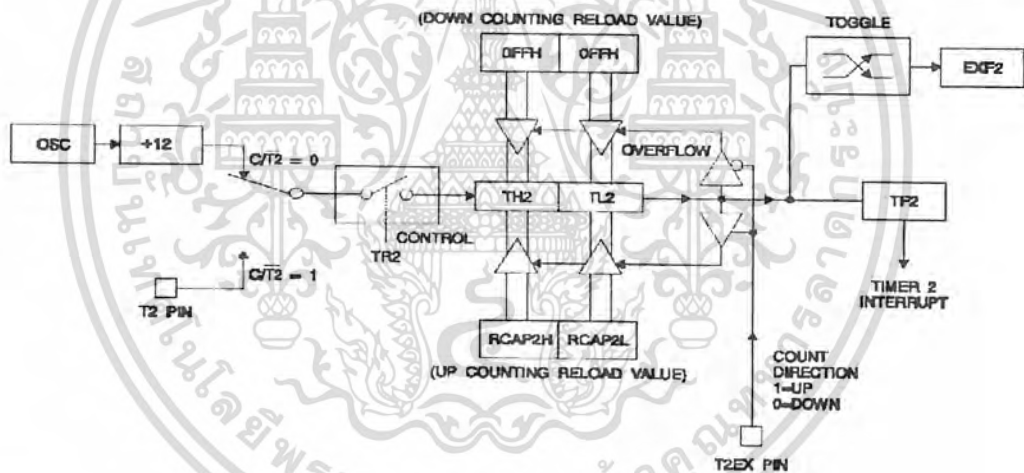
| Symbol | Function  |
|--------|---|
| —      | Not implemented, reserved for future use.                                 |
| T2OE   | Timer 2 Output Enable bit.  |
| DCEN   | When set, this bit allows Timer 2 to be configured as an up/down counter. |

รูปที่ 8 แสดงตำแหน่งบิตและการใช้งานของ รีจิสเตอร์ T2MOD

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 9 การทำงานแบบนับลงแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2



รูปที่ 10 การทำงานแบบนับขึ้นแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2

### 2.2.3 การทำงานเป็นตัวสร้างอัตราการรับส่งข้อมูลอนุกรม

การทำงานแบบนี้ จะกำหนดโดยเซตบิต RCLK และหรือ TCLK ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ให้เป็น 1

### 2.3 การใช้งานพอร์ตอนุกรม

การส่งข้อมูลแบบอนุกรมมีโครงสร้างที่สำคัญหลายอย่างเช่นความเร็วในการส่งข้อมูลซึ่งเรียกว่า บอเดอเรต (Baud Rate) มีหน่วยเป็น บิตต่อวินาที เอที86เอส53 มีพอร์ตอนุกรมที่สามารถรับเอกสารนี้เป็นเอกสารที่ส่งวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ส่งข้อมูลพร้อมกันได้ในเวลาเดียวกัน การควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมสามารถควบคุมได้จากรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมที่ชื่อว่า SCON (Serial Port Control Register)

### 2.3.1 รีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม

รีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมเป็นรีจิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ควบคุมรูปแบบการทำงานของพอร์ตอนุกรม และเป็นที่ยึดข้อมูลบิตที่ 9 ของการรับส่งข้อมูลและมีบิตของการร้องขอขัดจังหวะของพอร์ตอนุกรม การควบคุมรูปแบบการทำงาน สามารถทำได้โดยกำหนดค่าให้กับบิตต่างๆ ในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมซึ่งตำแหน่งบิตต่างๆ แสดงดังรูปที่ 11

|       |       |       |       |       |       |       |       |
|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|
| Bit 7 | Bit 6 | Bit 5 | Bit 4 | Bit 3 | Bit 2 | Bit 1 | Bit 0 |
| SMO   | SM 1  | SM 2  | REN   | TB 8  | RB 8  | TI    | RI    |

รูปที่ 11 ตำแหน่งบิตต่างๆ ภายในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม

ความหมายของบิตต่างๆภายในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมมีดังต่อไปนี้  
SM0, SM1 เป็นบิตกำหนดรูปแบบการทำงานของพอร์ตอนุกรมซึ่งมีอยู่ 4 รูปแบบดังแสดงในตารางที่ 1

| SM 0 | SM 1 | รูปแบบ | การทำงาน                 | อัตราการรับส่ง                         |
|------|------|--------|--------------------------|--|
| 0    | 0    | 0      | แบบเลื่อนข้อมูลออกธรรมดา | ความถี่ระบบ / 12                       |
| 0    | 1    | 1      | รับส่งข้อมูลแบบ 8 บิต    | กำหนดเองได้                            |
| 1    | 0    | 2      | รับส่งข้อมูลแบบ 9 บิต    | ความถี่ระบบ / 32 หรือ ความถี่ระบบ / 64 |
| 1    | 1    | 3      | รับส่งข้อมูลแบบ 9 บิต    | กำหนดเองได้                            |

ตารางที่ 1. รูปแบบของการรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรม กำหนดโดย บิต SM0 และ SM1

**SM2** เป็นการทำงานในลักษณะที่ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์หลายๆ ตัวต่อเข้าด้วยกัน จะใช้ในรูปแบบการติดต่อในรูปแบบที่ 2 หรือ 3 ซึ่งสามารถควบคุมได้โดย หากกำหนดบิต SM2 เป็น 0 จะทำให้บิตของการขัดจังหวะทางด้านรับ ไม่ถูกเซตเมื่อรับข้อมูลเข้ามาแล้วมีค่าบิตที่ 9 เป็น 0 สำหรับการทำงานในรูปแบบที่ 1 ถ้าเซต SM2 เป็น 1 บิตของการขัดจังหวะทางด้านรับ จะไม่ถูกเซตหากข้อมูลที่รับเข้ามาไม่มี บิตหยุดการทำงานในรูปแบบ 0 จะต้องกำหนดให้ SM2 เป็น 0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|     |  |
|-----|--|
| REN | เซตหรือเคลียร์ด้วยโปรแกรมใช้ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม<br>REN เป็น 1 ให้มีการรับข้อมูลทางพอร์ตอนุกรม<br>REN เป็น 0 ไม่ให้มีการรับข้อมูลทางพอร์ตอนุกรม  |
| TB8 | เป็นบิตที่ 9 ที่ต้องการส่งในรูปแบบที่ 2 หรือ 3 สามารถเซตหรือเคลียร์ด้วยโปรแกรมได้  |
| RB8 | เป็นบิตเก็บข้อมูลที่รับเข้ามาบิตที่ 9 ในรูปแบบที่ 2 หรือ 3 สำหรับการทำงานในรูปแบบ 1 หากกำหนดให้บิต SM2 เป็น 0 บิต RB8 จะเป็นค่าของบิตหยุดที่รับเข้ามา ส่วนการรับในรูปแบบ 0 ไม่มีการใช้ RB8   |
| TI  | บิตของการขอขัดจังหวะด้านส่งข้อมูล บิตนี้จะถูกเซตโดยไมโครคอนโทรลเลอร์เมื่อจบการส่งข้อมูลบิตที่ 8 ในรูปแบบ 0 หรือเมื่อเริ่มส่งบิตปิดท้ายในการส่งรูปแบบ 1,2 หรือ 3 เมื่อจบโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของการส่งข้อมูลจะต้องตั้งเคลียร์บิตนี้ด้วยโปรแกรมเสมอ                     |
| RI  | บิตของการขอขัดจังหวะด้านรับข้อมูล บิตนี้จะถูกเซตโดยไมโครคอนโทรลเลอร์เมื่อข้อมูลบิตที่ 8 ในรูปแบบ 0 ถูกรับเข้ามา หรือเมื่อบิตปิดท้ายถูกรับเข้ามาในครั้งแรก ในการรับรูปแบบ 1,2 หรือ 3 เมื่อจบโปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของการรับข้อมูลจะต้องตั้งเคลียร์บิตนี้ด้วยโปรแกรมเสมอ |

การรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมจะมีรีจิสเตอร์ที่ทำหน้าที่เก็บข้อมูลของการรับส่งอยู่ 1 ตัว คือรีจิสเตอร์ SBUF การส่งข้อมูลออกไปยังพอร์ตอนุกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ทำได้โดยการใส่ข้อมูลลงในรีจิสเตอร์ตัวนี้ ส่วนการอ่านข้อมูลที่รับเข้ามาจากพอร์ตอนุกรมจะอ่านจากรีจิสเตอร์ตัวนี้เช่นกันวงจรด้านรับจะมีหน่วยพักข้อมูลขนาด 1 ไบต์ ที่ทำหน้าที่เก็บข้อมูลที่รับเข้ามา เพื่อให้ด้านรับสามารถรับข้อมูลไบต์ที่ 2 เข้ามาได้ทันทีหลังจากที่ข้อมูลไบต์แรกเข้ามาแล้ว แม้จะยังไม่ได้อ่านออกไป แต่ถ้าข้อมูลไบต์แรกยังไม่ได้อ่านก่อนที่ข้อมูลไบต์ที่ 2 จะเข้ามาครบ ข้อมูลในไบต์ที่ 2 จะถูกยกเลิกทันที

### 2.3.2 การทำงานของพอร์ตอนุกรมในรูปแบบต่างๆ

การรับส่งข้อมูลจะรับข้อมูลที่ขา RXD(P3.0) และส่งข้อมูลออกทางขา TX(P1.1)

การรับส่งข้อมูลจะเริ่มจากบิตด้านต่ำก่อน

1) รูปแบบ 0 ใช้ในการรับส่งข้อมูลขนาด 8 บิตแบบอนุกรม อัตราการรับส่งข้อมูลจะเป็น 1/12 เท่าของสัญญาณนาฬิกา

2) รูปแบบ 1 ใช้ในการรับส่งข้อมูลอนุกรม 10 บิต โดยจะประกอบด้วย บิตเริ่มต้น ซึ่งมีค่าเป็น 0 จำนวน 1 บิต บิตข้อมูล 8 บิต และ บิตหยุด ซึ่งมีค่าเป็น 1 จำนวน 1 บิต ด้านรับข้อมูลจะค่าบิตหยุดไปเก็บในบิต RB8 ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม สำหรับอัตราการรับส่งข้อมูลสามารถกำหนดได้ตามต้องการ

3) รูปแบบ 2 ใช้ในการรับส่งข้อมูลอนุกรม 11 บิต โดยจะประกอบด้วย บิตเริ่มต้น ซึ่งมีค่าเป็น 0 จำนวน 1 บิต บิตข้อมูล 8 บิต บิตข้อมูลที่สามารถ กำหนดได้จำนวน 1 บิต และบิตหยุด ซึ่งมีค่าเป็น 1 จำนวน 1 บิต สำหรับด้านส่ง ข้อมูลบิตที่ 9 จะถูกเก็บไว้ที่บิต TB8 ในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม ซึ่งสามารถกำหนดให้เป็น 1 หรือ 0 ก็ได้ ในการส่งข้อมูลเราสามารถนำค่าใน พาริตีบิต (Parity Bit) มากำหนดให้กับบิต TB8 ในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม เพื่อใช้ในการส่งข้อมูลแบบมีพาริตีบิต ส่วนการรับข้อมูลจะนำบิตที่ 9 ที่รับเข้ามาไปเก็บในบิต RB8 ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรม อัตราการรับส่งข้อมูลในรูปแบบนี้สามารถเลือกได้ 2 อัตรา คือ 1/32 เท่าของสัญญาณนาฬิกาของระบบ และ 1/64 เท่าของสัญญาณนาฬิกาของระบบ

4) รูปแบบ 3 การทำงานของรูปแบบนี้จะมีลักษณะคล้ายกับรูปแบบ 2 แต่รูปแบบ 3 สามารถที่จะกำหนดอัตราการรับส่งข้อมูลได้ตามต้องการ

### 2.3.3 การกำหนดอัตรารับส่งของพอร์ตอนุกรม

อัตราการรับส่งในรูปแบบต่างๆ มีรายละเอียดดังต่อไปนี้คือ

1) อัตราการรับส่งในรูปแบบ 0 = ความถี่สัญญาณนาฬิกาของระบบ / 12  
 2) อัตราการรับส่งในรูปแบบ 2 ถ้าบิต SMOD=0 จะมีค่าเท่ากับ 1/64 เท่าของความถี่สัญญาณนาฬิกาของระบบ

3) อัตราการรับส่งในรูปแบบ 2 ถ้าบิต SMOD=1 จะมีค่าเท่ากับ 1/32 เท่าของความถี่สัญญาณนาฬิกาของระบบ

สำหรับอัตราการรับส่งในรูปแบบ 1 และ 3 จะกำหนดได้ตามต้องการ โดยการใช้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับ หมายเลข 1 หรือ 2 เป็นตัวกำหนด นอกจากนี้อัตราการรับส่งข้อมูลสามารถกำหนดได้จากตัวตั้งเวลาหรือตัวนับทั้ง 2 ตัว เพื่อใช้ในกรณีที่อัตราการรับ-ส่งข้อมูลไม่เท่ากันได้

### 2.3.4 การใช้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 สร้างอัตราการรับส่งข้อมูล

การใช้ตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 1 เป็นตัวสร้างอัตราการรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมในรูปแบบ 1 หรือ 3 ต้องควบคุมไม่ให้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 ส่งสัญญาณขอขัดจังหวะโดยการควบคุมที่รีจิสเตอร์ IE เราสามารถใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 ทำงาน

ในลักษณะของตัวนับหรือตัวตรวจจบการตั้งเวลาได้อย่างใดอย่างหนึ่งทั้ง 3 รูปแบบสำหรับ อัตราเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การรับส่งข้อมูลมาจากอัตราเกิดการเกิดโอเวอร์โพลของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 และค่าของบิต SMOD ที่อยู่ในรีจิสเตอร์ PCON การใช้งานทั่วไปจะกำหนดให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 ทำงานในลักษณะของตัวจับเวลาแบบกำหนดค่าใหม่อัตโนมัติ โดยมีค่าการควบคุมในรีจิสเตอร์ TMOD = 0010xxxx ซึ่งจะได้อัตราการรับส่งข้อมูลในรูปแบบ 1 และ 3 เป็นดังนี้

$$\text{อัตราการรับส่งข้อมูล} = \frac{2^{SMOD}}{32} * \frac{\text{ความถี่นาฬิกาของระบบ}}{12 * [256 - (TH 1)]}$$

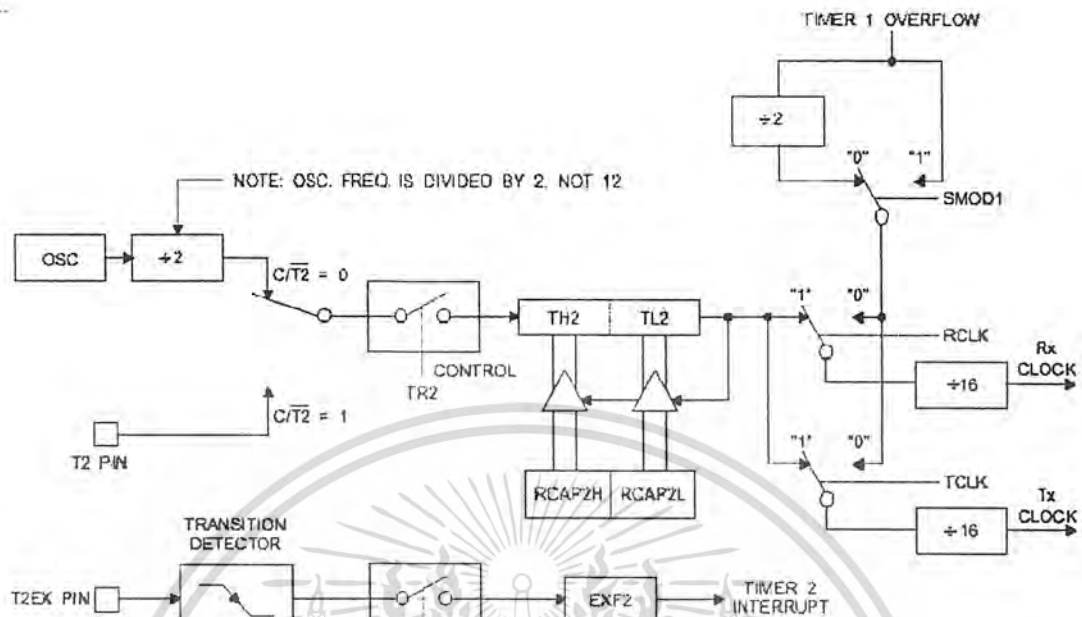
หากต้องการให้ตัวตั้งเวลา/ตัวนับหมายเลข 1 มีอัตราการรับส่งต่ำมากๆ สามารถทำได้โดยใช้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 ทำงานในลักษณะตัวตรวจจับเวลาแบบ 16 บิต และให้มีการขจัดจังหวะจากตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 แล้วให้โปรแกรมตอบสนองการขัดจังหวะของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1 ทำการกำหนดค่าใหม่ให้กับตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 1

### 2.3.5 การใช้ ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 สร้างอัตราการรับส่งข้อมูล

การเลือกตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 เพื่อกำหนดอัตราการรับส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรม จะทำที่บิต TCLK สำหรับการส่งข้อมูล และบิต RCLK สำหรับการรับข้อมูล ซึ่งบิตทั้งสองอยู่ในรีจิสเตอร์ที่ T2CON การทำงานของวงจรเลือกตัวกำเนิดอัตราการรับส่งข้อมูลของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 แสดงดังรูปที่ 12 ในการใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 สร้างอัตราการรับส่งข้อมูลจะตั้งให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ทำงานในรูปแบบตั้งเวลาหรือตัวนับก็ได้ การใช้งานทั่วไปจะกำหนดให้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ทำงานเป็นตัวตั้งเวลา การทำงานเพื่อสร้างอัตรารับส่งข้อมูลจะแตกต่างจากการตั้งเวลาคือ การทำงานแบบตั้งเวลาค่าของเวลาจะเพิ่มทุกๆ แมกซ์ซิมัซเกิด (1/12 เท่าของสัญญาณนาฬิกาของระบบ) แต่การทำงานในแบบสร้างอัตราการรับส่งข้อมูลจะเพิ่มขึ้นทุก ๆ 1/2 เท่าของสัญญาณนาฬิกา ดังนั้นสามารถคำนวณอัตราการรับส่งเมื่อใช้ตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2 ได้จาก

$$\text{อัตราการรับส่งในรูปแบบ 1 หรือ 3} = \frac{\text{ความถี่ของสัญญาณนาฬิกาของระบบ}}{32 * [65536 - (RCAP 2H, RCAP 2L)]}$$

(RCAP2H , RCAP2L ) คือค่าของ RCAP2H และ RCAP2L ที่ต่อกันเป็นข้อมูลขนาด 16 บิต



รูปที่ 12 การทำงานของวงจรกำเนิดอัตราการรับส่งข้อมูลของตัวตั้งเวลาหรือตัวนับหมายเลข 2

## 2.4 พอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์

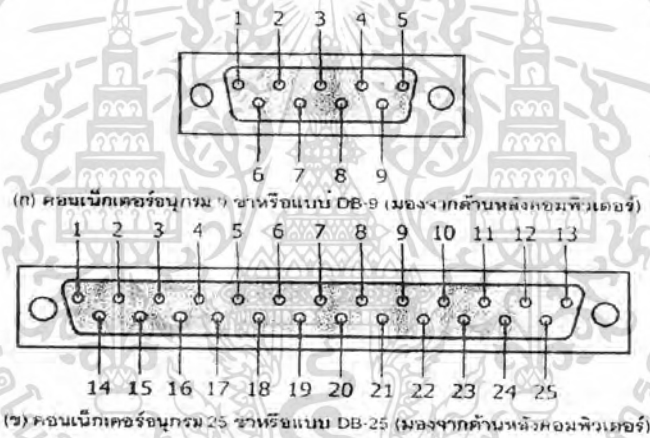
### 2.4.1 มาตรฐานพอร์ตอนุกรมแบบ RS-232

มาตรฐานการเชื่อมต่ออนุกรมแบบ RS-232 เป็นมาตรฐานอุตสาหกรรมที่ออกแบบมาเพื่อการส่งข้อมูลแบบ ไม่เข้าจังหวะกัน 2 ทิศทางโดยมาตรฐานแบบ RS-232 ในอดีตถูกออกแบบมาเพื่อการส่งข้อมูลจากคอมพิวเตอร์ไปยังโมเด็มเพียงอย่างเดียวเพื่อที่จะนำข้อมูลจากโมเด็มนี้ผ่านสายโทรศัพท์ไปยังคอมพิวเตอร์ที่อยู่ห่างไกลกันโดยคณะกรรมการที่เรียกว่า สมาคมอุตสาหกรรมอิเล็กทรอนิกส์ (Electronic Industries Association : EIA) ได้วางมาตรฐานที่มีชื่อเรียกว่า EIA RS-232 มาตรฐานนี้ในช่วงแรกใช้จะใช้ขั้วต่อแบบ DB-25 โดยกำหนดความยาวของสายสัญญาณสูงสุดไว้ที่ 50 ฟุต มีระดับสัญญาณตั้งแต่ -3 โวลต์ ถึง -12 โวลต์ แสดงว่ามีข้อมูล และ +3 โวลต์ ถึง +12 โวลต์ แสดงว่าเป็นช่องว่าง มาตรฐานแบบ RS-232 ได้กำหนดรูปแบบของอุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล (Data Terminal Equipment : DTE ) กับวงจรข้อมูลปลายทาง (Data Communication Equipment : DCE ) ไว้ว่า อุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล จะต้องเป็นอุปกรณ์ที่มีการประมวลผลในตัวเช่น ไมโครคอนโทรลเลอร์หรือ ไมโครคอมพิวเตอร์ซึ่งมีความสามารถในการสร้างบิตอนุกรมได้ ส่วนวงจรข้อมูลปลายทาง จะทำหน้าที่เพียงตัวรับข้อมูลที่ส่งมาจาก อุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล เท่านั้น โดยการรับส่งข้อมูลทั้งสองจะเป็นไปตามมาตรฐานแบบ RS-232 ข้อแตกต่างเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ต่างระหว่าง อุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล และ วงจรข้อมูลปลายทางที่เห็นได้ชัดคือ ขั้วต่อของ อุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล จะเป็นตัวผู้ ส่วนขั้วต่อของ วงจรข้อมูลปลายทางจะเป็นตัวเมีย ซึ่งพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์ที่ใช้กันอยู่ทั่วไปจะเป็น อุปกรณ์เชื่อมต่อข้อมูล ส่วนขั้วต่อที่อยู่โมเด็มจะเป็น วงจรข้อมูลปลายทาง

#### 2.4.2 ขั้วต่อสำหรับพอร์ต RS-232 และการเชื่อมต่อ

มาตรฐานการเชื่อมต่อแบบ RS-232 จะใช้ขั้วต่อแบบ DB-25 ตัวผู้หรือ DB-9 ตัวผู้ ซึ่งขั้วต่อแบบ DB-25 จะมีขาต่อใช้งานเพียง 9 เส้น เช่นเดียวกับขั้วต่อแบบ DB-9 เนื่องจากขาอื่นๆ ที่เคยใช้งานในอดีต ปัจจุบันมีการใช้งานไม่มากนักจึงถูกยกเลิกไป รายละเอียดตำแหน่งของขาต่างๆของคอนเน็กเตอร์แสดงดังรูปที่ 13 และ ตารางที่ 2 แสดงรายละเอียดของขาต่างๆ ที่ใช้งานในปัจจุบัน



รูปที่ 13 ลักษณะตำแหน่งการวางขาของขั้วต่อแบบ DB-9 และ DB-25

การเชื่อมต่อคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ภายนอกแสดงดังรูปที่ 14 ถูกสรในรูปแสดงถึงทิศทางของข้อมูล ในรูปที่ 14 (ก) เป็นการเชื่อมต่อโดยตรงไม่ต้องผ่านโมเด็ม โดยมีการตรวจสอบหรือแฮนด์เช็กเต็มรูปแบบ ส่วนรูปที่ 14 (ข) เป็นการเชื่อมต่อในลักษณะที่ใช้สายสัญญาณเพียง 3 เส้น โดยเส้นหนึ่งสำหรับส่งข้อมูล อีกเส้นหนึ่งสำหรับรับข้อมูล และอีกเส้นหนึ่งเป็นกราวด์ รายละเอียดและหน้าที่การทำงานของแต่ละขาเป็นดังนี้

**Data Carrier Detect : DCD** หรืออาจเรียกว่าการตรวจสอบสัญญาณพาห์ (Carrier Detect : CD) ขานี้จะกระตุ้นเมื่อมีการส่งสัญญาณพาห์จากอุปกรณ์สื่อสารข้อมูล เช่น โมเด็ม

**Receive Data : RD** หรือ RxD ขานี้ใช้เพื่อรับสัญญาณอนุกรมจากภายนอกเข้ามายังคอมพิวเตอร์โดยนำข้อมูลที่ได้ออกไปเก็บไว้ในรีจิสเตอร์พักข้อมูล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

| ขั้วต่อ DB-9 | ขั้วต่อ DB-25 | ชื่อสายสัญญาณ             | ทิศทางของข้อมูล |
|--------------|---------------|---------------------------|-----------------|
| 1            | 8             | Data Carrier Detect : DCD | อินพุต          |
| 2            | 3             | Received Data : RxD       | อินพุต          |
| 3            | 2             | Transmitted Data : TxD    | เอาต์พุต        |
| 4            | 20            | Data Terminal Ready : DTR | เอาต์พุต        |
| 5            | 7             | Signal Ground : GND       | -               |
| 6            | 6             | Data Set Ready : DSR      | อินพุต          |
| 7            | 4             | Request to Send : RTS     | เอาต์พุต        |
| 8            | 5             | Clear to Send : CTS       | อินพุต          |
| 9            | 22            | Ring Indicator : RI       | อินพุต          |

## ตารางที่ 2 รายละเอียดของขาต่างๆที่มีใช้อยู่ในปัจจุบัน

**Transmitted Data : TD หรือ TxD** ขานี้ใช้เพื่อส่งข้อมูลออกจากคอมพิวเตอร์ โดยนำข้อมูลที่เกิดขึ้นในบัพเฟอร์สำหรับส่งข้อมูลส่งออกไป

**Data Terminal Ready : DTR** เป็นขาสัญญาณที่ส่งออกจากคอมพิวเตอร์เพื่อให้อุปกรณ์ปลายทางรับรู้ว่าการจะติดต่อดีว โดยขา DTR ต้องเชื่อมต่อกับขา DSR ของอุปกรณ์ปลายทาง และขา DTR ของอุปกรณ์ปลายทางต้องเชื่อมต่อกับขา DSR ของคอมพิวเตอร์ ถ้าใช้การเชื่อมต่อแบบ 3 สาย จะต้องต่อขา DTR และ DSR ของตัวมันเองเข้าด้วยกัน และต้องต่อขา DCD ด้วย ในกรณีที่โปรแกรมสื่อสารมีการตรวจจับคลื่นพาห์

**Signal Ground : GND** ขากราวด์ของระบบ

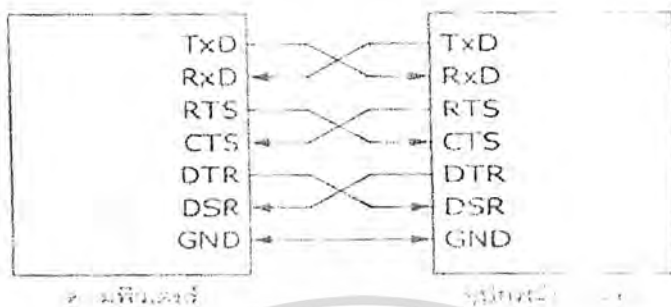
**Data Set Ready : DSR** ขานี้จะใช้คู่กับขา DTR เพื่อตรวจสอบการเชื่อมต่อกันระหว่างคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ปลายทาง จะเป็นขาสำหรับรับข้อมูลจากภายนอกที่ส่งมาจากขา DTR

**Request To Send : RTS** เป็นขาสำหรับส่งสัญญาณร้องขอให้อุปกรณ์ปลายทางส่งข้อมูลกลับมายังคอมพิวเตอร์ โดยขาที่รับสัญญาณ RTS ก็คือขา CTS ในกรณีที่ใช้การเชื่อมต่อแบบ 3 สาย จะต้องเชื่อมต่อขา RTS และ CTS ของตัวมันเองเข้าด้วยกัน เพื่อให้การรับและส่งข้อมูลเกิดขึ้นได้พร้อม ๆ ตลอดเวลา

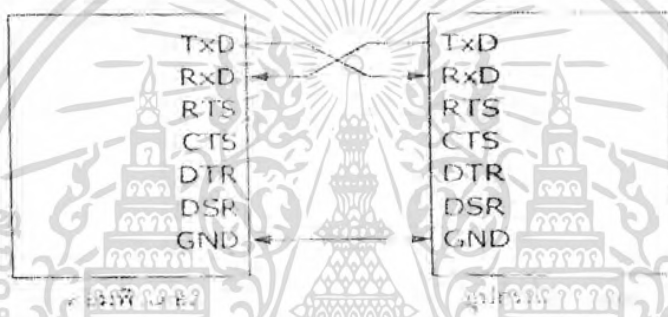
**Clear To Send : CTS** ขานี้จะคอยรับสัญญาณจากขา RTS เมื่อรับสัญญาณได้ ข้อมูลที่ขา TxD จะส่งออกไป ขานี้จึงถูกใช้เพื่อตรวจสอบอุปกรณ์ต่อพ่วงว่าพร้อมจะรับข้อมูลหรือไม่

**Ring Indicator : RI** ใช้แสดงสถานะสัญญาณเรียกจากสายโทรศัพท์ ปกติในการสื่อสารโดยทั่วไปสายนี้จะไม่ถูกใช้งาน จะใช้งานก็ต่อเมื่อมีการเชื่อมต่อกับโมเด็มและโปรแกรมมีการเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่บนการคำนวณว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### ตรวจสอบสัญญาณที่เท่านั้น



(ก) การต่ออุปกรณ์ภายนอกเข้ากับคอมพิวเตอร์แบบ Null modem



(ข) การต่ออุปกรณ์ภายนอกเข้ากับคอมพิวเตอร์แบบ RS-232 โดยใช้สายสัญญาณเพียง 3 เส้น

รูปที่ 14 แสดงการเชื่อมต่ออุปกรณ์ภายนอกกับคอมพิวเตอร์

#### 2.4.3 การรับส่งข้อมูลแบบไม่เข้าจังหวะ

UART ย่อมาจากคำว่า Asynchronous Receiver Transmitter ซึ่งหมายถึงอุปกรณ์ที่ทำหน้าที่รับและส่งข้อมูลแบบไม่เข้าจังหวะกัน หน้าที่หลักของ ยูเออาร์ที คือทำหน้าที่แปลงข้อมูลแบบขนานของคอมพิวเตอร์ให้เป็นรูปแบบอนุกรมแบบไม่เข้าจังหวะแล้วส่งออกไป และทำหน้าที่แปลงข้อมูลแบบอนุกรมที่รับเข้ามาให้เป็นแบบขนานก่อนส่งให้คอมพิวเตอร์ นอกจากนี้ยังแจ้งข้อมูลอื่นๆ ให้คอมพิวเตอร์ทราบด้วย เช่น ความเร็วในการรับส่ง ภายใน ยูเออาร์ที จะมีส่วนของวงจรสร้าง บอดเรตแบบโปรแกรมได้ โดยการกำหนดค่าตัวหารให้กับสัญญาณนาฬิกาของ ยูเออาร์ที โดยตัวหารนี้มีขนาด 16 บิต ดังนั้นจึงสามารถกำหนดตัวหารอยู่ในช่วง 1- 65535 ยูเออาร์ที สามารถรับส่งข้อมูลได้ทั้งแบบฟูลดูเพล็กซ์ ( Full Duplex ) ซึ่งเป็นการรับและส่งข้อมูลพร้อมกัน และฮาล์ฟดูเพล็กซ์ (Half Duplex)เป็นการรับและส่งข้อมูลแบบทิศทางเดียวไม่พร้อมกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 2.4.4 ชนิดของ ยูเออาร์ที

ในเครื่องคอมพิวเตอร์ที่ใช้กันอยู่ทั่วไปมี ยูเออาร์ที ที่ใช้กันอยู่ 2 เบอร์คือ 8250 ซึ่งเป็น ยูเออาร์ที มาตรฐานที่ใช้กันมานานแล้ว ยูเออาร์ทีเบอร์นี้จะมีบัฟเฟอร์สำหรับรับและส่งข้อมูลตำแหน่งเดียวกัน ทำให้การรับและส่งข้อมูลถูกจำกัดความเร็วอยู่ที่ 57.6 กิโลบิตเท่านั้น และยูเออาร์ทีเบอร์นี้ถือว่าเป็นต้นแบบของยูเออาร์ที ที่ใช้ในคอมพิวเตอร์ โดยคอมพิวเตอร์ทุกรุ่นต้องสนับสนุนการทำงานตามรูปแบบของ ยูเออาร์ที เบอร์นี้

ยูเออาร์ที อีกเบอร์หนึ่งคือ 16450 มีความสามารถรับส่งข้อมูลได้ที่ความเร็ว 115,200 บิตต่อวินาที และเพิ่มรีจิสเตอร์สำหรับพักข้อมูลให้ ยูเออาร์ที นอกจากนี้ยังเพิ่มส่วนของชิพรีจิสเตอร์แบบ เข้าก่อนออกก่อน (First In First Out : FIFO ) ขนาด 16 ไบต์เข้าไปทำให้สนับสนุนความเร็วในการรับส่งข้อมูลที่ 256 กิโลบิต ต่อวินาที ปัจจุบันคอมพิวเตอร์ส่วนใหญ่ใช้ ยูเออาร์ที เบอร์นี้ หรือ ใหม่กว่า เช่น เบอร์ TL16C750 ซึ่งมีรีจิสเตอร์แบบ เข้าก่อนออกก่อน ขนาด 64 ไบต์ ทำงานได้ที่ระดับแรงดัน +5 โวลต์ และ - 3 โวลต์ มีโหมบดประหยัดพลังงานสามารถรับส่งข้อมูลได้ที่ความเร็ว 1 เมกะบิตต่อวินาทีเมื่อใช้สัญญาณนาฬิกา 16 เมกะเฮิร์ตซ์ แต่ความเร็วในการส่งข้อมูลที่มากมายของ ยูเออาร์ที เบอร์นี้ใหม่ๆ ก็ไม่ได้ช่วยให้การรับส่งข้อมูลของคอมพิวเตอร์เร็วขึ้น เพราะคอมพิวเตอร์ยังคงใช้ความถี่ของสัญญาณนาฬิกาในการแปลงข้อมูลเพียง 1.8432 เมกะเฮิร์ตซ์ เท่านั้น

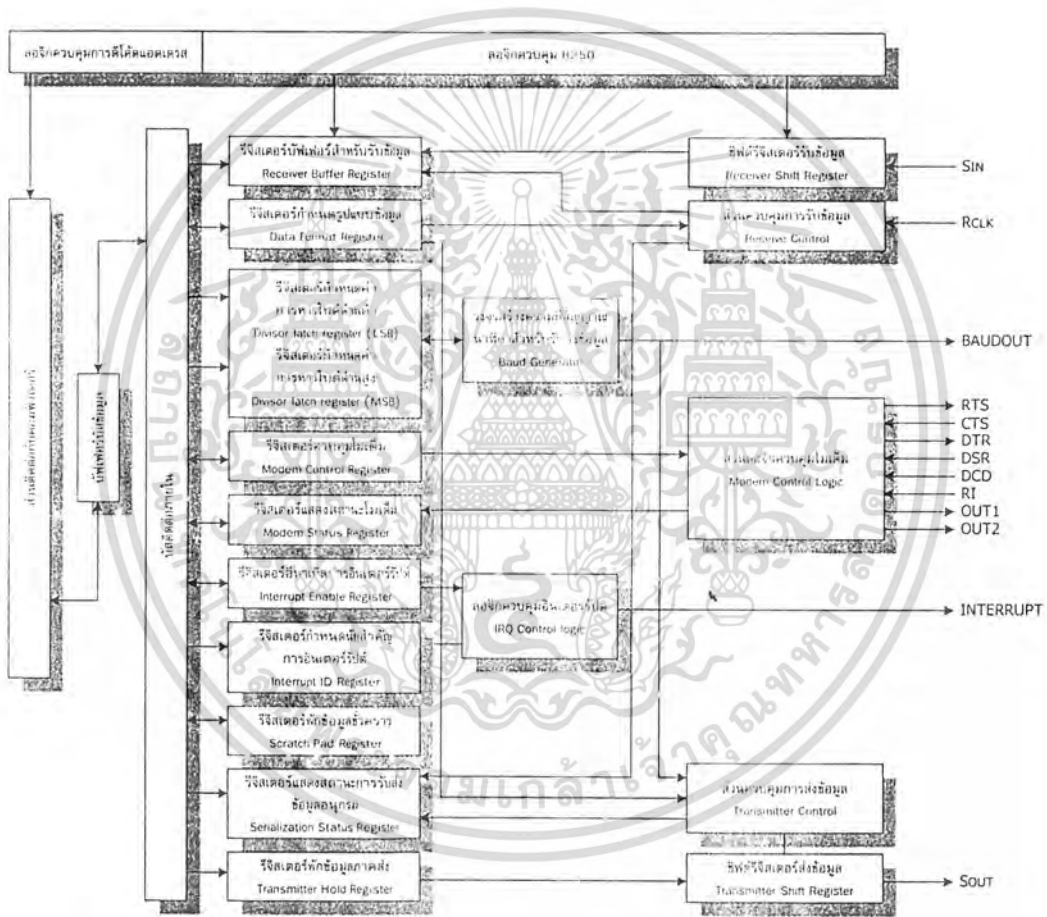
#### 2.4.5 วงจรภายในและรีจิสเตอร์ของพอร์ตอนุกรม RS-232

เครื่องคอมพิวเตอร์โดยทั่วไปสามารถต่อพอร์ตอนุกรมได้สูงสุด 4 พอร์ต มีชื่อเรียกคือ COM1 ,COM2 , COM3 ,COM4 จากรูปที่ 15 แสดงแผนผังภายในของพอร์ตอนุกรมซึ่งประกอบไปด้วยรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต 8 ตัว ที่ใช้งานร่วมกับ ยูเออาร์ที ตำแหน่งที่อยู่ของรีจิสเตอร์ภายในพอร์ตอนุกรมสามารถคำนวณได้จากค่ารีจิสเตอร์พื้นฐานของพอร์ตอนุกรม เช่น พอร์ตอนุกรม COM1 อยู่ที่ตำแหน่ง 3F8<sub>H</sub> ตำแหน่งของรีจิสเตอร์ต่างๆ จะเป็นตำแหน่งที่บวกเข้าไปกับค่า 3F8<sub>H</sub> โดยรีจิสเตอร์ที่ใช้กับพอร์ตอนุกรมมีดังนี้

- 00<sub>H</sub> เป็นรีจิสเตอร์บัฟเฟอร์สำหรับรับข้อมูลที่รับเข้ามาหรือเตรียมข้อมูลที่จะส่งออกไป
- 01<sub>H</sub> รีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานของการทำงานของการจัดจังหวะ ใช้ในการเซตรูปแบบของการจัดจังหวะ
- 02<sub>H</sub> รีจิสเตอร์แสดงรูปแบบการการจัดจังหวะใช้ตรวจสอบรูปแบบของการจัดจังหวะเมื่อมีการจัดจังหวะ
- 03<sub>H</sub> รีจิสเตอร์กำหนดรูปแบบของข้อมูล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- 04<sub>H</sub> รีจิสเตอร์ควบคุมโมเด็ม ใช้ตรวจสอบบิตสำหรับติดต่อกับ โมเด็ม เช่น RTS ,DTR
- 05<sub>H</sub> รีจิสเตอร์แสดงสถานะการรับและการส่งข้อมูลแบบอนุกรม
- 06<sub>H</sub> รีจิสเตอร์แสดงสถานะของ โมเด็ม ซึ่งแสดงสถานะของขา DCD,RI,DSR และCTS
- 07<sub>H</sub> รีจิสเตอร์สำหรับการเก็บข้อมูลชั่วคราว

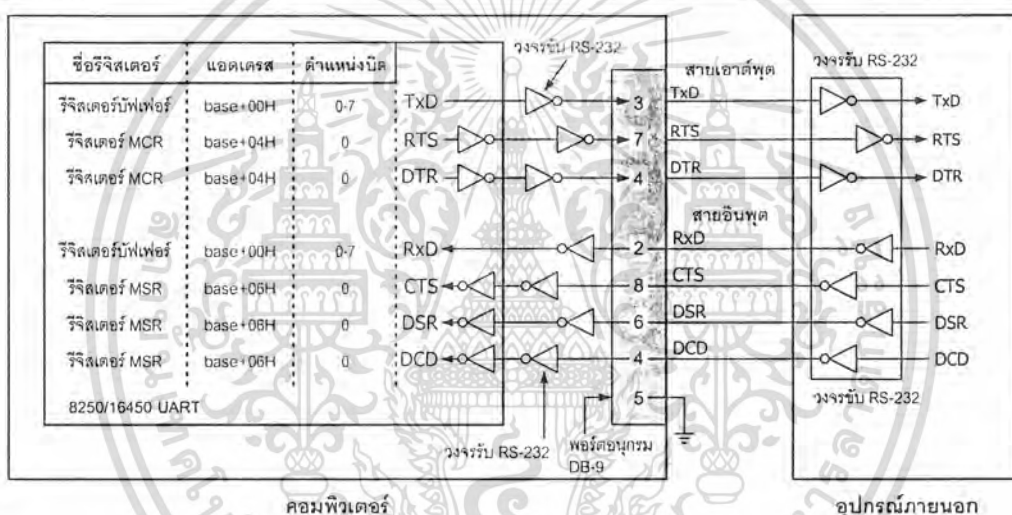


รูปที่ 15 แผนผังการทำงานภายในของพอร์ตอนุกรมของเครื่องคอมพิวเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.4.6 ลักษณะสัญญาณอินพุตและเอาต์พุตของพอร์ต RS-232

สัญญาณเอาต์พุตที่ใช้ควบคุมและสัญญาณแสงสถานะอินพุตของพอร์ตอนุกรม RS-232 จะถูกกลับสถานะภายในตัว ยูเออาร์ที ส่วนสัญญาณข้อมูลทั้งภาคส่งและภาครับจะไม่ถูกกลับสถานะ ยูเออาร์ที จะให้ระดับสัญญาณเอาต์พุตออกมาเป็น ทีทีแอล เท่านั้น ดังนั้นเมื่อสัญญาณถูกส่งออกมาจากยูเออาร์ทีจึงต้องส่งเข้าตัววงจรขับเพื่อปรับระดับแรงดันให้ได้สัญญาณเป็นไปตามมาตรฐาน RS-232 ก่อนส่งออกไปจากคอมพิวเตอร์ สำหรับอุปกรณ์ต่อเชื่อมปลายทาง ก็จะต้องมีวงจรขับในลักษณะนี้เช่นกัน แต่วงจรขับที่ใช้ทั้งภายในคอมพิวเตอร์และอุปกรณ์ต่อเชื่อม ปลายทางนั้นจะถูกกลับสถานะ ดังแสดงในรูปที่ 16



รูปที่ 16 แสดงโครงสร้างทางวงจรของพอร์ตอนุกรม

### 2.4.7 หมายเลขตำแหน่งของพอร์ตอนุกรม

ตำแหน่งพื้นฐานของพอร์ตอนุกรมมี 4 ตำแหน่งคือ

COM1 อยู่ที่ตำแหน่ง 3F8h

COM2 อยู่ที่ตำแหน่ง 2F8h

COM3 อยู่ที่ตำแหน่ง 3E8h

COM4 อยู่ที่ตำแหน่ง 2E8h

เมื่อเริ่มเปิดเครื่องคอมพิวเตอร์ระบบของคอมพิวเตอร์จะทำการตรวจสอบตำแหน่งของพอร์ตอนุกรมทั้งหมด และจะนำค่าหมายเลขตำแหน่งที่พบไปเก็บไว้ในหน่วยความจำขนาด 2 ไบต์ที่ตำแหน่งดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

COM1 0000:0400h - 0000:0401h

COM2 0000:0402h - 0000:0403h

COM3 0000:0404h - 0000:0405h

COM4 0000:0406h - 0000:0407h

ส่วนหน่วยความจำตำแหน่ง 0000:0411h ยังใช้สำหรับแสดงจำนวนของพอร์ตอนุกรมที่มีใช้อยู่ในคอมพิวเตอร์ดังแสดงในตารางที่ 3

| บิต 3 | บิต 2 | บิต 1 | จำนวนพอร์ต       |
|-------|-------|-------|------------------|
| 0     | 0     | 0     | ไม่มีพอร์ตอนุกรม |
| 0     | 0     | 1     | มี 1 พอร์ต       |
| 0     | 1     | 0     | มี 2 พอร์ต       |
| 0     | 1     | 1     | มี 3 พอร์ต       |
| 1     | 0     | 0     | มี 4 พอร์ต       |

ตารางที่ 3 แสดงข้อมูลในตำแหน่ง 0000:0411h ที่ใช้แจ้งจำนวนพอร์ตอนุกรม

## 2.5 ระบบเชื่อมต่อแบบ RS-422

การติดต่อระหว่างคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ปลายทางแบบอนุกรม ทางพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์ โดยปกติคอมพิวเตอร์จะส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมเป็นมาตรฐานสัญญาณแบบ RS-232 ซึ่งสามารถรับส่งข้อมูลอนุกรมในระยะทางได้เพียง ไม่เกิน 50 ฟุต และอัตราการรับส่งข้อมูลสูงสุดเพียง 20,000 บิตต่อวินาที อย่างไรก็ตามสามารถส่งให้ไกลกว่านี้ได้โดยจะต้องคำนึงถึงค่าความต้านทานในสายให้น้อยที่สุด

ปัญหาดังกล่าวสามารถแก้ไขได้โดย แปลงระดับสัญญาณมาตรฐาน RS-232 เป็น มาตรฐาน RS-422 ซึ่งมาตรฐาน RS-422 นี้สามารถรับส่งข้อมูลได้ ไกลถึง 4,000 ฟุต และมีอัตราการรับส่งข้อมูลสูงสุดถึง 10 ล้านบิตต่อวินาที เพราะมีการแยกสายสัญญาณออกเป็น 2 เส้น ต่อ 1 สัญญาณ โดยไม่ใช้กราวด์ร่วมกัน อีกทั้งยังใช้ระดับสัญญาณที่ +5 โวลต์ เท่านั้นจึงไม่จำเป็นต้องใช้แหล่งจ่ายไฟเพิ่มเติม ในหนึ่งเส้นสัญญาณสายทั้งสองจะตีเกลียวไปด้วยกัน ทำให้อิมพีแดนซ์เท่ากันและกระแสในสายจะเท่ากันแต่ทิศทางตรงข้ามกัน ดังนั้นสัญญาณรบกวนต่างๆ จะหักล้างกันหมด ส่วนสายกราวด์ นั้นจะใช้อ้างอิงระดับแรงดันเท่านั้น โดยไม่ได้เป็นทางผ่านสัญญาณแต่อย่างใดในการส่งสัญญาณแบบนี้ในขณะที่สายเส้นหนึ่งมีแรงดัน +5 โวลต์ สายอีกเส้นที่คู่กันจะ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เป็น 0 โวลต์ และในทางตรงกันข้าม เมื่อสายอีกเส้นหนึ่งเป็น 0 โวลต์ อีกสายก็จะเป็น +5 โวลต์ ดังนั้นการสวิงของแรงดันที่ปรากฏระหว่าง 2 สาย จะมีค่าเป็น 10 โวลต์

## 2.6 การเขียนโปรแกรมเพื่อใช้งานพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์

### 2.6.1 การหาค่าตำแหน่งแอดเดรสของพอร์ตอนุกรม

การหาค่าตำแหน่งแอดเดรสของพอร์ตอนุกรมสามารถทำได้หลายวิธีคือ

- 1) โดยการใช้โปรแกรมDebugไปดูค่าตำแหน่งแอดเดรสที่ตำแหน่ง 000:0400H โดยใช้พิมพ์คำสั่งที่คอสพร้อมพดั่งแสดงในรูปที่ 17

```

MS-DOS Prompt - DEBUG
Auto
C:\WINDOWS>debug
-d 0000:0400
0000:0400  F8 03 F8 02 00 00 00 00 78 03 00 00 00 05 0E
0000:0410  27 C4 00 80 02 00 00 20 00 00 22 00 22 00 52
0000:0420  0D 1C 62 30 75 16 67 22 0D 1C 64 20 20 39 52
0000:0430  30 52 30 52 30 52 30 27 30 52 34 4B 30 52 80
0000:0440  00 00 C0 00 00 00 00 00 00 00 50 00 00 00 00
0000:0450  00 0C 00 00 00 00 00 00 00 00 00 00 00 00 00
0000:0460  0E 0D 00 04 00 29 30 76 07 30 20 FF F9 C9 0F 00
0000:0470  00 00 00 00 00 02 00 00 14 14 14 3C 01 01 01 01
  
```

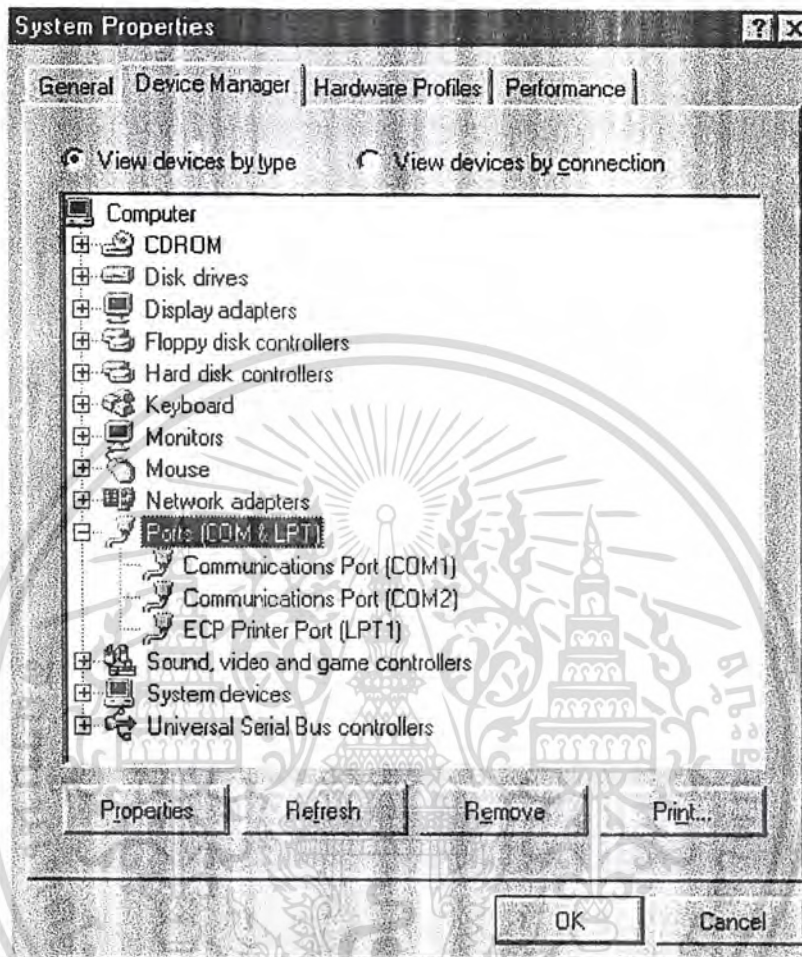
รูปที่ 17 การใช้โปรแกรม ดีบั๊กเพื่อหาค่าตำแหน่งของ พอร์ตอนุกรม

ค่าที่เห็นในรูปแสดงว่า พอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์เครื่องนี้มีถึง 4 พอร์ต มีตำแหน่งไล่เรียงกันตั้งแต่หน่วยความจำตำแหน่งที่ 0000:0400H - 0000:0407H ตัวอย่างเช่นที่ตำแหน่งหน่วยความจำ 0000:0400H - 0000:0401H แสดงตัวเลขเลข F8 03 ซึ่งหมายความว่าแอดเดรสของพอร์ต COM1 คือ 03F8H นั่นเอง สำหรับจำนวนของพอร์ตอนุกรมที่ระบอบอยู่ที่หน่วยความจำตำแหน่ง 0000:0411H มีค่าเท่ากับ D8H ซึ่งเมื่อแปลงเป็นเลขฐานสองจะได้ค่าเป็น 1011000 บิตที่ 1-3 มีค่าเท่ากับ 100 หมายความว่า มีจำนวนพอร์ตอนุกรมทั้งหมด 4 พอร์ตดังที่ได้กล่าวไปแล้วตอนต้น

- 2) สามารถดูได้จากวินโดวส์ 95 ขึ้นไปโดยไปที่ Control Panel เรียก System => Device Manager => Ports (COM & LPT) จากนั้นเลือกพอร์ตอนุกรมที่ต้องการดู ค่าแล้วดั่งแสดงในรูปที่ 18 แล้ว Properties => Resources ดั่งแสดงในรูปที่ 19 ซึ่งในหน้าต่าง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

นี้จะแสดงทั้งตำแหน่งของพอร์ตอนุกรม นั้น ๆ รวมถึงตำแหน่งของการขัดจังหวะที่ใช้ด้วย



รูปที่ 18 แสดงตำแหน่งของพอร์ตอนุกรมบนระบบปฏิบัติการ วินโดวส์ 98

3) การเขียนโปรแกรมเพื่ออ่านค่า โดยสามารถใช้โปรแกรมภาษาใด ๆ ก็ได้เพื่ออ่านค่าแต่ในตัวอย่างนี้จะใช้ QBASIC ในการแสดงค่าแอดเดรสของพอร์ตอนุกรม โดยจะใช้คำสั่ง PEEK ซึ่งเป็นคำสั่งที่ใช้อ่านค่าจากหน่วยความจำ นอกจากนี้ยังอ่านค่าจำนวนของพอร์ตอนุกรมออกมาโดยใช้คำสั่งเดียวกัน แต่จะใช้คำสั่ง AND เข้าช่วยเพื่อเลือกเอาเฉพาะบิตที่ต้องการอ่านค่าเท่านั้น จากนั้น ก็ทำการเลื่อนบิตไปทางขวา 1 บิต โดยใช้วิธีการหารด้วย 2 เพื่อให้บิตที่ต้องการไปอยู่ด้านขวามือสุดและแสดงค่าจำนวนพอร์ตที่แท้จริงออกมา คำสั่ง HEX\$ ช่วยให้การแสดงผลตำแหน่งแอดเดรสของพอร์ตอนุกรมที่ออกมาเป็นค่าเลขฐานสิบหก ส่วนการคูณค่าด้วย 100H นั้นก็เพื่อที่จะเลื่อนบิตไปด้านหน้า 1 ไบต์ทำให้เมื่อเวลานำมาบวกแล้วจะได้ค่าเป็น 2 ไบต์พอดี มีโปรแกรมตัวอย่างแสดงดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

DEE SEG =0

CLS

PRINT "Address of COM1 :", HEX\$ (( PEEK (&H401 ) \* &H100 ) + PEEK (&H400 ))

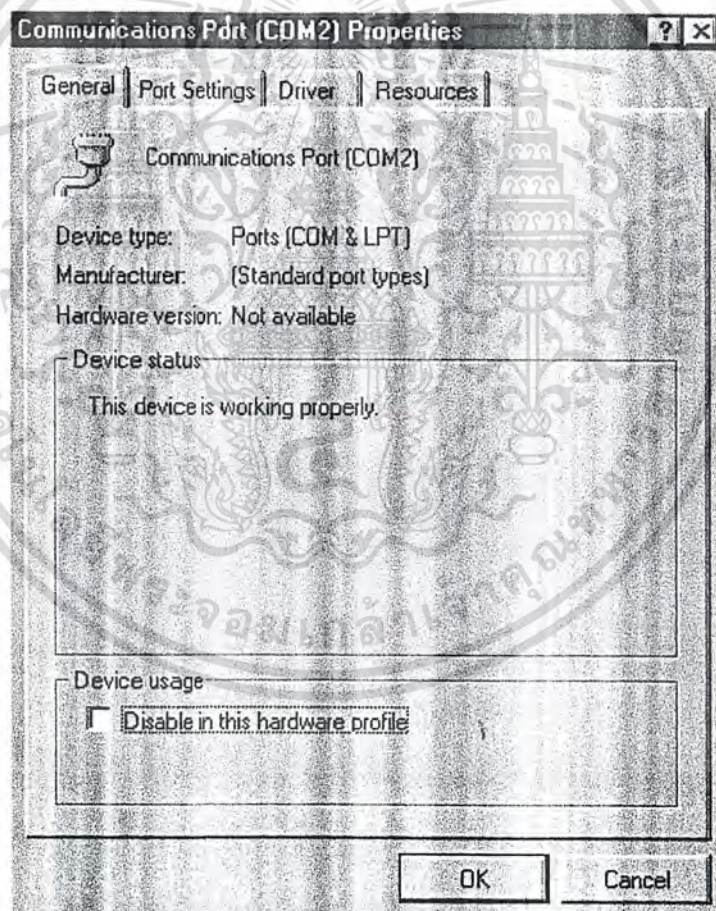
PRINT "Address of COM2 :", HEX\$ (( PEEK (&H403 ) \* &H100 ) + PEEK (&H402 ))

PRINT "Address of COM3 :", HEX\$ (( PEEK (&H405 ) \* &H100 ) + PEEK (&H404 ))

PRINT "Address of COM4 :", HEX\$ (( PEEK (&H407 ) \* &H100 ) + PEEK (&H406 ))

PRINT "Number of RS-232 Port in This Computer :", (PEEK (&H411 ) AND  
&HE) /2

END



รูปที่ 19 แสดงรายละเอียดของพอร์ตอนุกรม COM2 บนระบบปฏิบัติการ วินโดวส์ 98

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.6.2 การกำหนดค่าเริ่มต้นให้กับพอร์ตอนุกรม

ก่อนการใช้งานพอร์ตอนุกรมนั้นจะต้องมีการกำหนดค่าเริ่มต้นให้กับตัวมันก่อน ซึ่งก็คือการกำหนดจำนวนบิตข้อมูลที่ต้องการส่ง , จำนวนบิตปิดท้าย , ชนิดของพาริตีที่ใช้ และความเร็วในการส่งข้อมูล การกำหนดสามารถทำได้หลายวิธี

1) เป็นการกำหนดจากคอสพรอมพ์โดยใช้คำสั่ง MODE ซึ่งมีวิธีการใช้งานดังนี้

MODE COMm : baud=b, parity=p, data=d, stop=s, retry=r หรือ MODE COMm : b,p,d,s,r

ตัวอย่าง MODE COM1 : 9600,n,8,1 จะเป็นการกำหนดให้พอร์ตอนุกรม COM1 มีความเร็วในการรับส่งข้อมูลเท่ากับ 9600 บิตต่อวินาที ไม่มีการตรวจสอบพาริตี รับส่งข้อมูลแบบ 8 บิต และมีบิตปิดท้าย 1 บิต

2) เป็นการกำหนดโดยใช้การขัดจังหวะของคอส ตำแหน่งที่ 14H ซึ่งการใช้งานจะต้องกำหนดค่าต่าง ๆ ลงในรีจิสเตอร์ด้วย โดยจะต้องกำหนดให้รีจิสเตอร์ AH มีค่าเท่ากับ 0 รีจิสเตอร์ DX เก็บค่าของพอร์ตอนุกรมที่ต้องการกำหนดค่าเริ่มต้น โดย

DX = 0 จะกำหนดให้กับพอร์ตอนุกรม COM1

DX = 1 จะกำหนดให้กับพอร์ตอนุกรม COM2

DX = 2 จะกำหนดให้กับพอร์ตอนุกรม COM3

DX = 3 จะกำหนดให้กับพอร์ตอนุกรม COM4

รีจิสเตอร์ AL ซึ่งมีขนาด 8 บิตใช้เก็บค่าเริ่มต้นต่าง ๆ มีรายละเอียดดังนี้

| บิต 7 | บิต 6 | บิต 5 | บิต 4 | บิต 3 | บิต 2 | บิต 1 | บิต 0 |
|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|-------|
| BD2   | BD1   | BDO   | PAR1  | STOP  | STOP  | DA1   | DAO   |

BD2,BD1,BDO

ใช้สำหรับกำหนดค่าบอดรต

“111” บอดรตเท่ากับ 9,600 บิตต่อวินาที

“110” บอดรตเท่ากับ 4,800 บิตต่อวินาที

“101” บอดรตเท่ากับ 2,400 บิตต่อวินาที

“100” บอดรตเท่ากับ 1,200 บิตต่อวินาที

“011” บอดรตเท่ากับ 600 บิตต่อวินาที

“010” บอดรตเท่ากับ 300 บิตต่อวินาที

“001” บอดรตเท่ากับ 150 บิตต่อวินาที

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

|           |                                       |
|-----------|---------------------------------------|
|           | “000” บอกระยะเท่ากับ 110 บิตต่อวินาที |
| PAR1,PARO | ใช้กำหนดค่าพาริตีโดย                  |
|           | “00” หรือ “10” ไม่มีการตรวจสอบพาริตี  |
|           | “01” พาริตีคู่                        |
|           | “11” พาริตีคี่                        |
| STOP      | ใช้กำหนดจำนวนของบิตปิดท้าย            |
|           | “1” มีบิตปิดท้ายเท่ากับ 2 บิต         |
|           | “0” มีบิตปิดท้ายเท่ากับ 1 บิต         |
| DAI,DAO   | ใช้กำหนดความยาวของข้อมูลโดย           |
|           | “10” ความยาวข้อมูลเท่ากับ 7 บิต       |
|           | “11” ความยาวข้อมูลเท่ากับ 8 บิต       |

### 2.6.3. การรับและส่งข้อมูลแบบอนุกรม

มีหลากหลายวิธีในการรับและส่งข้อมูลแบบอนุกรมผ่านพอร์ตอนุกรม เช่น ใช้คำสั่งพิมพ์ออกทางเครื่องพิมพ์ เรียกอินเทอร์รับต์ของไบออสหรือของคอสการเขียนหรืออ่านไปยังแอดเดรสของพอร์ตโดยตรง วิธีสุดท้ายเป็นวิธีที่มีความยืดหยุ่นในการใช้งานที่สุด ยกตัวอย่างถ้าต้องการส่งข้อมูลไปยังพอร์ตอนุกรม COM1 สามารถเขียนข้อมูลโดยตรงไปที่รีจิสเตอร์พักข้อมูลหรับส่งข้อมูล (แอดเดรส 3F8H) โดยใช้คำสั่งภาษา QBASIC ง่าย ๆ ดังนี้

OUT & H3F8, X

ค่า X ในที่นี้หมายถึงข้อมูลที่ต้องการส่ง มีขนาด 8 บิต

สำหรับการอ่านข้อมูลจากพอร์ตอนุกรม จะเป็นการอ่านข้อมูลมาจากรีจิสเตอร์พักข้อมูลสำหรับรับข้อมูล (แอดเดรส 3F8H เช่นเดียวกัน) ซึ่งสามารถเขียนโปรแกรมง่าย ๆ ได้ดังนี้

Y = INP (&H3F8)

ค่า Y ในที่นี้คือค่าที่อ่านได้จากรีจิสเตอร์พักข้อมูลสำหรับรับข้อมูล โดยมีขนาด 8 บิต แต่เมื่อใช้คำสั่งนี้ในขณะที่โปรแกรมทำงานผ่านระบบปฏิบัติการวินโดวส์ จะไม่สามารถใช้งานได้เนื่องจากระบบปฏิบัติการวินโดวส์ ได้เข้าฝั่งตัวพอร์ตอนุกรมเข้าเป็นส่วนหนึ่งของระบบปฏิบัติการแล้ว ดังนั้นการเรียกใช้งานจึงจำเป็นต้องเรียนผ่านเครื่องมือที่ติดต่อผ่านระบบปฏิบัติการวินโดวส์ เช่น การใช้คอนโทรล MSCOMM32.OCX ของโปรแกรม วิชาลเบสิก

## 2.7 คอนโทรล เอ็มเอสคอมมิวนิเคชันคอนโทรลหรือ เอ็มเอสคอมม์ (MSComm)

สำหรับการใช้งาน วิชาเวบติก ตั้งแต่เวอร์ชัน 2 เป็นต้นมาจะมีคอนโทรลสำหรับการสื่อสารอนุกรมผ่านทางพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์มาให้ โดยใน วิชาเวบติก เวอร์ชัน 2 และ เวอร์ชัน 3 จะใช้ชื่อว่า MSCOMM.VBX ส่วนเวอร์ชัน 4 ใช้ชื่อว่า MSCOMM 16.OCX สำหรับการทำงานกับระบบปฏิบัติการ 16 บิต และ MSCOMM32.OCX สำหรับการทำงานกับระบบปฏิบัติการ 32 บิต สำหรับในวิชาเวบติก เวอร์ชัน 5 จะมีเพียง MSCOMM32.OCX เท่านั้นเพราะถูกออกแบบมาให้ใช้งานกับระบบปฏิบัติการ 32 บิต

เอ็มเอสคอมม์ จัดเตรียมทางเลือกเอาไว้ 2 ทางเพื่อความสะดวกในการสื่อสารข้อมูลทางแรก คือ การสื่อสารข้อมูลที่กระตุ้นด้วยเหตุการณ์ (event-driven communications) เป็นรูปแบบการใช้งานที่มีประสิทธิภาพมากสำหรับการตอบสนองแบบทันทีทันใด เช่น เมื่อตัวอักษรถูกส่งมาที่พอร์ตอนุกรมหรือเกิดการเปลี่ยนแปลงที่ขาตรวจจับสัญญาณพาห์ (Data Carrier Detect : DCD) หรือขาร้องขอเพื่อส่งข้อมูล (Request To Send RTS) เหตุการณ์ ออนคอมม์ (Oncomm ) ของเอ็มเอสคอมม์จะสามารถตรวจจับสัญญาณนั้นได้ทันที ซึ่งจะกล่าวถึงรายละเอียดในหัวข้อคุณสมบัติ คอมมีอีเวนท์ ต่อไป ส่วนทางเลือกที่สองเป็นการคอยตรวจสอบค่าเหตุการณ์และความผิดพลาดที่เกิดขึ้นด้วยการดูค่าที่เปลี่ยนแปลงภายในคุณสมบัติคอมมีอีเวนท์ (CommEvent) หลังจากให้โปรแกรมทำงานในฟังก์ชันต่าง ๆ ไปเรียบร้อยแล้ว ซึ่งวิธีนี้ใช้งานได้ดีในกรณีที่โปรแกรมมีขนาดเล็ก

คอนโทรลเอ็มเอสคอมม์ 1 ตัวสามารถควบคุมการทำงานของพอร์ตอนุกรมได้ 1 พอร์ต ถ้าในโปรแกรมที่ใช้งานต้องการติดต่อกับพอร์ตอนุกรมมากกว่า 1 พอร์ตจะต้องใช้คอนโทรลเอ็มเอสคอมม์มากกว่า 1 ตัวเพื่อควบคุมพอร์ตอนุกรมในแต่ละพอร์ต แอดเดรสพอร์ตอนุกรมและแอดเดรสของการเกิดอินเตอร์รัปต์สามารถเปลี่ยนแปลงได้จากการแก้ไขค่าที่คอนโทรลพาเนล (Control Panel) ถึงแม้ว่า คอนโทรล เอ็มเอสคอมม์ จะมีคุณสมบัติ มากมาย แต่สามารถทำความเข้าใจได้ไม่ยากดังนี้

### 2.7.1 CommPort

ใช้ในการกำหนดและอ่านค่าพอร์ตอนุกรมที่ติดต่อยู่ (COM1,COM2,COM3, COM4) รูปแบบการใช้งานคือ

```
object.CommPort [= value ]
```

โดย Value เป็นค่าของพอร์ตอนุกรม ชนิดของข้อมูลเป็นเลขจำนวนเต็ม ค่า Value สามารถกำหนดได้ในช่วง 1-16 (ค่าเริ่มต้นกำหนดไว้ที่ 1) เมื่อมีกำหนดค่าแล้วทำการเปิดพอร์ตโดยใช้คุณสมบัติ PortOpen แต่ว่าพอร์ตนั้นไม่มีอยู่ในระบบเอ็มเอสคอมม์จะสร้างสัญญาณแสดง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ทางการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ข้อผิดพลาด error68 ขึ้นมา ซึ่งหมายถึง อุปกรณ์ตัวนี้ไม่มีอยู่ในระบบ ดังนั้นการเขียนโปรแกรม จึงจำเป็นต้องกำหนดตำแหน่งของพอร์ตอนุกรมก่อนที่ใช้คำสั่ง OpenPort

### 2.7.2 Setting

ใช้ในการกำหนดและอ่านค่าอัตราเร็วในการรับส่งข้อมูล , พาริตี , จำนวนของ บิตข้อมูล , จำนวนของบิตปิดท้าย รูปแบบการใช้งานคือ

object.settings [= value ]

ค่า Value มีชนิดข้อมูลเป็นแบบ ข้อความ มีรูปแบบเป็น “BBBB,P,D,S” โดย BBBB เป็นค่า อัตราเร็วในการรับส่งข้อมูล,P เป็นค่าพาริตี ,D เป็นจำนวนของบิตข้อมูล และ S เป็นจำนวนของ บิตปิดท้าย ปกติแล้วค่านี้ถูกกำหนดไว้เป็น “9600,N,8,1” ค่าความเร็วในการรับส่งข้อมูล มาตรฐานที่ใช้กับเอ็มเอสคอมม์ มีดังนี้

|        |              |           |
|--------|--------------|-----------|
| 110    | บิตต่อวินาที |           |
| 300    | บิตต่อวินาที |           |
| 600    | บิตต่อวินาที |           |
| 1200   | บิตต่อวินาที |           |
| 2400   | บิตต่อวินาที |           |
| 9600   | บิตต่อวินาที | (ค่าปกติ) |
| 14400  | บิตต่อวินาที |           |
| 19200  | บิตต่อวินาที |           |
| 28800  | บิตต่อวินาที |           |
| 38400  | บิตต่อวินาที | (สูงน)    |
| 56000  | บิตต่อวินาที | (สูงน)    |
| 128000 | บิตต่อวินาที | (สูงน)    |

สำหรับค่ามาตรฐานในการกำหนดค่าพาริตีมีดังนี้

สัญลักษณ์ รายละเอียด

|   |                   |
|---|-------------------|
| E | พาริตีคู่ ( Even) |
| M | ลอจิก “1” (MARK)  |
| N | ไม่ใช้ (ค่าปกติ)  |
| O | พาริตีคี่ (Odd)   |
| S | ลอจิก “0” (Space) |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ค่าที่ใช้ในการกำหนดจำนวนบิตมี 5 ค่าคือ 4,5,6,7 และ 8 (เป็นค่าปกติ)

ค่าที่ระบุจำนวนบิตปิดท้ายมี 3 ค่าคือ 1 (เป็นค่าปกติ) 1.5 และ 2

ตัวอย่างการใช้งานคำสั่ง Settings โดยจะเป็นการกำหนดค่าอัตราเร็วในการรับส่งข้อมูล ทำกับ 9600 ไม่มีพาริตี จำนวนบิตข้อมูล 8 บิต และบิตปิดท้าย 1 บิต สามารถเขียนโปรแกรมได้ดังนี้

```
MSComm1 . Settubgs = "9600,N,8,1"
```

สาเหตุที่ค่าที่กำหนดจะต้องอยู่ภายในเครื่องหมายคำพูด "" เนื่องจาก ค่าที่กำหนดนี้อยู่ในรูปแบบตัวแปรแบบข้อความ

### 2.7.3 PortOpen

ใช้ในการกำหนดและอ่านค่าสถานะของพอร์ตอนุกรม เพื่อเปิดและปิดพอร์ตอนุกรม รูปแบบการใช้งานคือ

```
object . PortOpen [ = value ]
```

ค่า Value มีชนิดข้อมูลเป็นแบบบูลีนคือ จริง(Truc) กับ เท็จ ( False ) โดย จริงหมายถึงการเปิดพอร์ตอนุกรมและเท็จหมายถึงการปิดพอร์ตอนุกรม สำหรับการปิดพอร์ตนั้นจะมีการเคลียร์ตัวพักข้อมูลด้านรับและตัวพักข้อมูลด้านส่งด้วย คอนโทรลเอ็มเอสคอมม์ จะปิดพอร์ตอนุกรมโดยอัตโนมัติเมื่อออกจากโปรแกรม ก่อนที่จะใช้คุณสมบัติ PortOpen ต้องตรวจสอบให้แน่ใจก่อนว่าคุณสมบัติ CommPort นั้นได้ทำการกำหนดตำแหน่งของพอร์ตอนุกรมไว้ถูกต้องหรือไม่ มิเช่นนั้น เอ็มเอสคอมม์ จะแสดงข้อผิดพลาด Error68 แจ้งแก่ผู้ใช้งาน หรือถ้าพอร์ตอนุกรมนั้นถูกเปิดเอาไว้แล้ว โปรแกรมก็จะแจ้งข้อผิดพลาดออกมาเช่นเดียวกัน

ถ้าคุณสมบัติ DTREnable หรือ RTSEnable ถูกกำหนดให้เป็นจริงก่อนที่จะทำการเปิดพอร์ต ค่าคุณสมบัติของ DTREnable หรือ RTSEnable จะถูกเซตเป็น เท็จหลังจากปิดพอร์ต แต่ถ้าเซตเป็นเท็จ หลังจากปิดโปรแกรมแล้ว ค่าที่กำหนดไว้จะเป็นค่าเดิม ตัวอย่างการใช้คำสั่งเปิดพอร์ต เพื่อติดต่อสื่อสารกับพอร์ตอนุกรม COM1 และมีอัตราเร็วในการรับส่ง 9600 บิตต่อวินาที ไม่มีพาริตี จำนวนบิตข้อมูล 8 บิต และบิตปิดท้าย 1 บิต มีดังนี้

```
MSComm . Settings = "9600,8,1"
```

```
MSComm . CommPort = 1
```

```
MSComm . PortOpen = True
```

### 2.7.4 Input

ใช้อ่านค่าและลบค่าขอบวนข้อมูลจากตัวพักข้อมูลภาครับ รูปแบบการใช้งานคือ

```
object . Input
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คุณสมบัติ InputLen เป็นตัวกำหนดจำนวนของตัวอักษรที่จะอ่านโดยคุณสมบัติ Input กำหนดค่าให้ InputLen เท่ากับ 0 เป็นการกำหนดให้คุณสมบัติ Input ทำการอ่านค่าข้อมูลในตัวพักข้อมูลภาครับทั้งหมด คุณสมบัติ InputMode เป็นตัวกำหนดชนิดของข้อมูลที่คุณสมบัติ Input รับเข้ามาถ้า InputMode ถูกกำหนดเป็น comInputModeText คุณสมบัติ Input จะส่งค่าข้อมูลกลับมาในรูปแบบของข้อความชนิดข้อมูลเป็นแบบแปรเปลี่ยนได้ (Variant) ถ้า InputMode กำหนดเป็น comInputModeBinary คุณสมบัติ Input จะส่งข้อมูลกลับมาในรูปแบบของไบนารี (Binary) และชนิดข้อมูลเป็นแบบแปรเปลี่ยนได้ ตัวอย่าง โปรแกรมแสดงให้เห็นถึงวิธีการรับข้อมูลจากบัพเฟอร์รับข้อมูลทั้งหมด

```
Private Sub Command1_Click ()
    Dim InString as String
    MSComm1.InputLen = 0 ' Retrieve all available data.
    If MSComm1.UbBufferCount Then ' Check for data.
        InString = MSComm1.Input ' Read data.
    End If
End Sub
```

### 2.7.5 InBufferCount

ใช้ส่งค่าจำนวนของตัวอักษรที่อยู่ในตัวพักข้อมูลภาครับรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ  
object.InBufferCount [ = value ]

คำสั่ง InBufferCount จะแสดงค่าจำนวนของตัวอักษร ซึ่งรับมาจากภายนอกและยังเก็บอยู่ในตัวพักข้อมูลภาครับ เพื่อให้ผู้ใช้งานอ่านค่าออกไป สำหรับการเคลียร์ค่าตัวพักข้อมูลภาครับทำได้โดยกำหนดให้ InBufferCount มีค่าเป็น 0

### 2.7.6 InBufferSize

ใช้กำหนดและคืนค่าขนาดตัวพักข้อมูลภาครับในหน่วยเป็นไบต์ โดยค่าเริ่มต้นถูกกำหนดไว้ที่ 1024 ไบต์ รูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

object . InBuffSize

การกำหนดค่าตัวพักข้อมูลภาครับขนาดใหญ่จะทำให้ หน่วยความจำที่เหลือสำหรับการใช้งานส่วนอื่น ๆ จะเหลือน้อย อย่างไรก็ตามการกำหนดค่า บัพเฟอร์ภาครับที่น้อยเกินไปจะทำให้เกิดการโอเวอร์โฟลวหรือข้อมูลในตัวพักข้อมูล เว้นแต่จะมีการใช้แฮนด์เช็ก ดังนั้นค่าปานกลางที่

เหมาะสมก็คือค่า 1024 ซึ่งเป็นค่าเริ่มต้นนั่นเอง แต่ถ้าโปรแกรมมีการเกิดข้อมูลล้นแล้วจึงปรับเพิ่ม ค่าขนาดของตัวพักข้อมูลให้มีค่ามากขึ้น

### 2.7.7 InputLen

ใช้กำหนดค่าและคืนค่าจำนวนของตัวอักษรที่อ่านจากตัวพักข้อมูลภาครับ มีรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

```
object . InputLen [ = value ]
```

ค่าเริ่มต้นของคุณสมบัติ InputLen มีค่าเท่ากับ “0” การกำหนดค่าเท่ากับ “0” จะทำให้คำสั่ง Input ของ เอ็มเอสคอมม์ อ่านค่าข้อมูลที่อยู่ภายในตัวพักข้อมูลภาครับทั้งหมด

ถ้าไม่มีข้อมูลอยู่ในตัวพักข้อมูลภาครับมากเท่ากับจำนวน InputLen คำสั่ง Input จะส่งค่าว่าง (“”) กลับออกมา ผู้ใช้งานสามารถตรวจสอบข้อมูลในตัวพักข้อมูลภาครับได้โดยใช้คุณสมบัตินี้ InBufferCount โดยกำหนดให้มีข้อมูลอยู่ในบัฟเฟอร์ภาครับก่อนแล้วจึงค่อยอ่านข้อมูลจากบัฟเฟอร์ภาครับ

คุณสมบัตินี้มักใช้กับการอ่านค่าข้อมูลจากเครื่องมือหรือเครื่องจักรที่มีการกำหนดค่าขนาดความยาวของข้อมูลเอาไว้แล้ว ตัวอย่างโปรแกรมการอ่านค่าตัวอักษรออกมา 10 ตัวอักษร

```
Private Command1_Click()
Dim CommData as String
MSComm1.InputLen = 10 ' Specify a 10 character block for data.
CommData = MSComm1.Input ' Read data.
```

### 2.7.8 InputMode

ใช้กำหนดค่าและคืนค่าชนิดของข้อมูลที่รับ โดยคำสั่ง Input มีรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

```
object . InputMode [ = value ]
```

คุณสมบัตินี้ InputMode ใช้กำหนดว่าข้อมูลชนิดไหนที่รับเข้ามาผ่านคำสั่ง Input โดยข้อมูลจะเลือกได้ 2 ประเภทคือ

- 1) comInputModeText สำหรับข้อมูลที่อยู่ในรูปข้อความตัวอักษรตามมาตรฐานแอนซี(ANSI) โดยจะต้องกำหนดค่าเป็น “0” และค่าเริ่มต้นของการรับค่าข้อมูลก็จะเป็นค่านี้
- 2) ComInputModeBinary สำหรับข้อมูล ซึ่งจะเก็บในรูปแบบไบนารีรวมกันอยู่เป็นไบนารีข้อมูล

ตัวอย่างการใช้งาน InputMode ต่อไปนี้จะทำการอ่านค่าข้อมูล 10 ไบนารีจาก

พอร์ตอนุกรมและเก็บข้อมูลไว้ในตัวแปรแบบอาร์เรย์ ชนิดข้อมูลเป็นแบบไบนารี

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Private Sub Command1_Click ()
    Dim Buffer as Variant
    Dim Arr () as Byte
    MSComm1.CommPort = 1 ' Set and open port
    MSComm1.PortOpen = True
    MSComm1.InputMode = comInputModeBinary ' Set InputMode to read binary data
    Do Until MSComm1.InBufferCount < 10 ' Wait until 10 bytes are in the Input
        DoEvents
    Loop
    Buffer = MSComm1.Input ' Store binary data in buffer
    Arr = Buffer ' Assign to byte array for processing
End Sub

```

### 2.7.9 Output

ใช้ในการส่งขบวนของข้อมูลไปยังตัวพักข้อมูลภาคส่ง มีรูปแบบการใช้งานคือ  
**object . Output [= value ]**

ค่า value เป็นค่าของตัวอักษรที่เขียนไปยังตัวพักข้อมูลภาคส่ง คุณสมบัติ Output สามารถใช้ในการส่งข้อมูลตัวอักษรหรือข้อมูลไบนารีก็ได้ โดยการส่งข้อมูลเป็นรูปแบบตัวอักษรจะต้องกำหนดข้อมูลเป็นแบบแปรเปลี่ยนได้ และมีข้อมูลภายในเป็นแบบข้อความ สำหรับการส่งข้อมูลไบนารีจะต้องกำหนดชนิดของข้อมูลเป็นแบบไบนารี (Byte) ตัวอย่างโปรแกรมการส่งค่าที่ป้อนจากคีย์บอร์ดไปยังพอร์ตอนุกรม โดยใช้คุณสมบัติ Output

```

Private Sub Form_KeyPress (KeyAscii As Integer )
    Dim Buffer as Variant
    MSComm1.CommPort = 1 ' Use COM1
    MSComm1.PortOpen = True ' Open port
    Buffer = Chr$(KeyAscii )
    MSComm1.Output = Buffer ' Send DATA
End Sub

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.7.10 OutBufferCont

คืนค่าจำนวนของข้อมูลตัวอักษรที่เก็บอยู่ในตัวพักข้อมูลภาคส่ง และสามารถใช้คำสั่งนี้เพื่อเคลียร์ตัวพักข้อมูลภาคส่งได้ด้วย มีรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

```
object. OutBufferCount [ = value ]
```

ผู้ใช้งานสามารถเคลียร์ตัวพักข้อมูลภาคส่งได้โดยการกำหนดค่า OutBufferCount เท่ากับ “0”

### 2.7.11 OutBufferSize

กำหนดค่าและคืนค่าขนาดของตัวพักข้อมูลภาคส่ง ชนิดตัวแปรเป็นแบบไบตรีบบรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

```
object. OutBufferSize [ = object ]
```

คุณสมบัติ OutBufferSize ใช้สำหรับการกำหนดขนาดของตัวพักข้อมูลภาคส่ง โดยค่าปกติที่ใช้งานจะมีค่าเท่ากับ 512 ไบต์ การกำหนดค่าตัวพักข้อมูลภาคส่งที่มากเกินไปจะทำให้ มีหน่วยความจำเหลือให้ใช้งานน้อย แต่อย่างไรก็ตามถ้ากำหนดค่าน้อยเกินไป จะทำให้เกิดข้อมูลในตัวพักข้อมูลขึ้นมาได้ ยกเว้นจะมีการใช้ แอนด์เช็ก วิธีการที่ถูกต้องในการกำหนดค่าคือ ทดลองใช้ค่าเริ่มต้นคือค่า 512 ไบต์ดูก่อน ถ้าโปรแกรมทำงานแล้วเกิดการถ่นของข้อมูลค่อยเพิ่มค่าของ OutBufferSize ให้มากขึ้น

### 2.7.12 ParityReplace

ใช้กำหนดและคืนค่าตัวอักษรที่ไปวางแทนในตำแหน่งที่เกิดข้อผิดพลาดจากพาริตีที่มีรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

```
object. ParityReplace [ = value ]
```

บิตพาริตี เป็นบิตที่ทางภาคส่งข้อมูลทำการส่งมาพร้อมกับข้อมูล เพื่อตรวจสอบข้อผิดพลาดของข้อมูล โดยเมื่อมีการใช้บิตพาริตี คอนโทรล เอ็มเอสคอมมัม จะทำการรบกวนบิตทุกบิตที่มีค่าลอจิก “1” ในแต่ละไบต์ และทำการตรวจสอบผลลัพธ์ว่าบิตที่อ่านได้นั้นมีจำนวนลอจิก “1” เป็นเลขคู่หรือคี่ และตรงกับค่าที่กำหนดไว้แต่ต้นหรือไม่ ถ้าค่าที่นำมาบวกแล้วมีพาริตีไม่ตรงแสดงว่ารับส่งข้อมูลผิดพลาด การกำหนดค่า เริ่มต้นให้กับ ParityReplace นั้นกำหนดให้ใช้เครื่องหมาย (?) ไปวางไว้ที่ตำแหน่งที่เกิดพาริตีผิดพลาด ถ้ากำหนดค่า ParityReplace ให้เป็นค่าว่าง (“”) จะเป็นการยกเลิกการใช้งาน ParityReplace และไม่มีการป้อนข้อมูลแทนเมื่อตรวจพบข้อผิดพลาด ParityReplace ใช้ชนิดข้อมูลเป็นแบบข้อความ แต่การกำหนด จะกำหนดได้เพียงไบต์เดียวเท่านั้น ซึ่งจะสามารถใช้ค่าใดๆ ก็ได้ที่เป็น ไค้ด แอนซ์ มีค่าอยู่ระหว่าง 0 – 255

### 2.7.13 DTREnable

ใช้ในการกำหนดสถานะลอจิกของขา DTR โดยสัญญาณของขา DTR จะส่งจากคอมพิวเตอร์ไปยังโมเด็มเพื่อแสดงว่าคอมพิวเตอร์พร้อมที่จะรับข้อมูลแล้ว ชนิดของข้อมูลเป็นแบบบูลีนมีรูปแบบการใช้งานคือ

object. DTREnable [ = value ]

ค่า value เป็นค่าสถานะ จริง หรือ เท็จ เพื่อกำหนดลอจิกของขา DTR ให้เป็น “0” หรือ “1” โดยจริง หมายถึง ให้ขา DTR มีลอจิก “1”

เท็จ หมายถึง ให้ขา DTR มีลอจิก “0” (มีค่าปกติ)

เมื่อขา DTR ถูกกำหนดสถานะให้เป็น จริง ที่ขา DTR จะมีสถานะลอจิก “1” เมื่อทำการเปิดพอร์ตและจะมีสถานะเป็น “0” เมื่อมีการปิดพอร์ต เมื่อขา DTR ถูกกำหนดสถานะ เป็นเท็จ ที่ขา DTR จะมีสถานะลอจิก “0” ตลอดเวลาไม่ว่าจะใช้คำสั่งเปิดพอร์ตหรือปิดพอร์ต สำหรับการใช้งานกับโมเด็ม การทำให้ขา DTR เป็นลอจิก “0” จะเป็นการวางหูโทรศัพท์หรือยกเลิกการติดต่อ

### 2.7.14 RTSEnable

ใช้เพื่อกำหนดสถานะลอจิกให้ขา RTS โดยขา RTS จะเป็นสัญญาณที่ส่งจากคอมพิวเตอร์ไปยังโมเด็มเพื่อร้องขอส่งข้อมูลชนิดของข้อมูลเป็นแบบบูลีนมีรูปแบบการใช้งานคือ

object. RTSEnable [ = value ]

ค่า Value เป็นสถานะ จริง หรือ เท็จ เพื่อกำหนดลอจิก “0” หรือ “1” ให้ขา RTS โดยจริง หมายถึง ให้ขา RTS มีลอจิก “1”

เท็จ หมายถึง ให้ขา RTS มีลอจิก “0” (เป็นค่าปกติ)

เมื่อขา RTSEnable ถูกกำหนดให้เป็น จริง ขา RTS จะมีสถานะลอจิก “1” เมื่อเปิดพอร์ตและมีสถานะลอจิก “0” เมื่อปิดพอร์ต

### 2.7.15 EOFEnable

เป็นการกำหนดให้ เอ็มเอสคอมม์ รอสัญลักษณ์แสดงส่วนท้ายสุดของไฟล์ (End of file : EOF) ระหว่างการรับอินพุตเข้ามา ถ้าพบสัญลักษณ์ EOF ภาคอินพุตจะหยุดรับข้อมูล และเหตุการณ์ OnComm จะถูกกระตุ้นให้ทำงาน คุณสมบัติ คอมมอ์อีเวนท์ จะมีค่าเท่ากับ 7 หรือ ComEvEOF มีรูปแบบการใช้งาน

object. EOFEnable [ = value ]

โดย value เป็นค่าสถานะ จริง หรือ เท็จ เพื่ออนุญาตหรือไม่อนุญาตการทำงานของเหตุการณ์ OnComm เมื่อ ตรวจพบสัญลักษณ์ EOF โดย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จริง หมายถึง เหตุการณ์ OnComm จะถูกกระตุ้นให้ทำงานด้วย EOF

เท็จ หมายถึง เหตุการณ์ OnComm จะไม่ถูกกระตุ้นให้ทำงานด้วย EOF (เป็นค่าปกติ)  
เมื่อ EOFnable กำหนดให้เป็น เท็จ ส่วนควบคุมจะไม่มีการตรวจสอบสัญลักษณ์ EOF

#### 2.7.16 CTSHolding

ผู้ใช้งานสามารถตรวจสอบการทำงานของขา CTS ได้ว่ามีสถานะลอจิก “ 0 “ หรือ “ 1 “ โดยค่าที่อ่านได้จะเป็นบูลีน จริง และ เท็จ ถ้าค่า CTSHolding เป็น จริง ขา CTS จะมีสถานะลอจิกเป็น “ 1 “ ถ้าค่า CTSHolding เป็นเท็จ ขา CTS จะมีสถานะลอจิกเป็น “ 0 “ มีรูปแบบการใช้งานคือ

object. CTSHolding

เมื่อขา CTS เป็นลอจิก “ 0 “ (CTSHolding = Fals) และเกิดไทม์เอาต์ คอนโทรล เอ็มเอสคอมม์ จะกำหนดให้คุณสมบัติ คอมมื่อเนท มีค่าเป็น comEventCTSTO (Clear To Send Timeout) และกระตุ้นให้เกิดเหตุการณ์ OnComm

#### 2.7.17 CDHolding

ผู้ใช้งานสามารถตรวจสอบการทำงานของขา (DCD) ได้ว่ามีสถานะลอจิกเป็น “ 1 “ หรือ “ 0 “ โดยค่าที่อ่านได้จะเป็นบูลีน จริง และ เท็จ ถ้าค่า CDHolding เป็น จริง ขา DCD จะมีสถานะลอจิก “ 1 “ ถ้าค่า CDHolding เป็น เท็จ ขา DCD จะมีสถานะลอจิก “ 0 “ มีรูปแบบการใช้งานคือ

object. CDHolding

เมื่อขา DCD มีลอจิก “ 1 “ (CDHolding = True) และเกิดไทม์เอาต์ คอนโทรล เอ็มเอสคอมม์ จะกำหนดให้คุณสมบัติ คอมมื่อเนท มีค่าเป็น comEventCDTO (Carrier Detect Timeout Error) และกระตุ้นให้เกิดเหตุการณ์ OnComm

#### 2.7.18 DSRHolding

ผู้ใช้งานสามารถตรวจสอบการทำงานของขา DSR ได้ว่ามีสถานะลอจิก “ 1 “ หรือ “ 0 “ โดยค่าที่อ่านได้จะเป็นบูลีน จริง และเท็จ ถ้าค่า DSRHolding เป็น จริง ขา DSR จะมีสถานะลอจิก “ 1 “ ถ้าค่า DSRHoldin เป็น เท็จ ขา DSR จะมีสถานะลอจิก “ 0 “ มีรูปแบบการใช้งานคือ

object. DSRHolding

เมื่อขา DSR เป็นลอจิก “ 1 “ (DSRHolding = True) และเกิดไทม์เอาต์ คอนโทรล เอ็มเอสคอมม์ จะกำหนดให้คุณสมบัติ คอมมื่อเนท มีค่าเป็น comEventDSRTO (Data Set Ready Timeout) และกระตุ้นให้เกิดเหตุการณ์ OnComm

### 2.7.19 Handshaking

ใช้กำหนดคุณสมบัติและค่านำรูปแบบแฮนด์เช็กทางวงจรไฟฟ้าที่มีรูปแบบการใช้งานคำสั่งคือ

object . Handshaking [ = value ]

ค่าตัวแปร Value ที่ใช้กำหนดค่ากำหนดได้ 4 รูปแบบ ด้วยกันคือ

- 1) comNone ค่าที่กำหนดคือ 0 เป็นการกำหนดให้ไม่มีการแฮนด์เช็ก (เป็นค่าเริ่มต้น)
- 2) comXOnXOff ค่าที่กำหนดคือ 1 เป็นการกำหนดให้ใช้แฮนด์เช็กแบบ XON/OFF
- 3) comRTS ค่าที่กำหนดคือ 2 เป็นการกำหนดให้ใช้ขา RTS/CTS (Request To Send/Clear To Send)
- 4) comRTSXOnXOff ค่าที่กำหนดคือ 3 เป็นการกำหนดให้ใช้ทั้งแบบ Request To Send และ XON/XOFF

คุณสมบัติ Handshaking ใช้เพื่อกำหนดรูปแบบการสื่อสารภายใน ระหว่างที่ข้อมูลถูกส่งไปยังตัวพักข้อมูลภาครับ เมื่อข้อมูลตัวอักษรถูกส่งมาถึงพอร์ตอนุกรม อุปกรณ์สื่อสารข้อมูลจะทำการย้ายข้อมูลไปยังตัวพักข้อมูลภาครับ เพื่อที่จะให้โปรแกรมสามารถอ่านค่าไปใช้งานได้ ถ้าไม่มีตัวพักข้อมูลภาครับ โปรแกรมที่ใช้งานจะต้องทำการอ่านค่าข้อมูลโดยตรงจากฮาร์ดแวร์ของพอร์ตอนุกรม ซึ่งผู้ใช้งานจะเกิดปัญหาข้อมูลสูญหายได้ เนื่องจากว่าการเปลี่ยนแปลงของข้อมูลที่ส่งเข้ามามีการเปลี่ยนแปลงอย่างรวดเร็ว คุณสมบัติ handshaking ช่วยให้ผู้ใช้งานแน่ใจได้ว่าข้อมูลที่ได้รับมานั้นไม่มีการสูญหายเมื่อตัวพักข้อมูลภาครับที่รับข้อมูลนั้นเกิดข้อมูลล้นโดยใช้วิธีการตรวจสอบความพร้อมของตัวพักข้อมูลภาครับที่รับข้อมูลหรือไม่ก่อนที่จะส่งข้อมูลมาให้

### 2.7.20 Break

ใช้ในการเซตและเคลียร์ค่าสัญญาณ Break ชนิดของข้อมูลเป็นแบบ บูลีนที่มีรูปแบบการใช้งานคือ

object . Break [ = value ]

โดย value เป็นค่าบูลีน ถ้า value = จริง หมายถึง การส่งสัญญาณ Break ออกไป ถ้า value = เท็จ หมายถึงการเคลียร์สัญญาณ Break เมื่อกำหนดให้สัญญาณ Break เป็น จริง จะเป็นการหยุดการส่งข้อมูลชั่วคราวจนกว่าจะมีการตั้งให้สัญญาณ Break เป็น เท็จ ตัวอย่าง เป็นวิธีการส่งสัญญาณ Break ออกไปเป็นช่วงเวลาสั้น ๆ ที่ 1/10 ของวินาที

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MSComm1. Break = True          ' Set the Break condition.
Duration! = Timer + .1        ' Set duration to 1/10 second.
Do Until Timer > Duration!    ' wait for the duration to pass.
    Dummy = DoEvents ( )
Loop
MSComm1. Break = False       ' Clear the Break condition.

```

## 2.8 เหตุการณ์ OnComm

เหตุการณ์ OnComm จะถูกสร้างขึ้นเมื่อค่าของคุณสมบัติ คอมมีอิวนท์ มีการเปลี่ยนแปลงเพื่อแสดงผลการเปลี่ยนแปลงเหล่านั้นแบบทันทีทันใดหรือแสดงข้อผิดพลาดที่เกิดขึ้น ตัวอย่าง โปรแกรมย่อย OnComm เพื่อนำเหตุการณ์ คอมมีอิวนท์ มาแสดง

```

Private Sub MSComm1_OnComm ( )
    Select Case MSComm1. CommEvent
        ' Handle each event or error by placing
        ' code below each case statement
        ' Errors
        Case comEventBreak          ' A Break was received.
        Case comEventCDTO          ' CD (RLSD) Timeout.
        Case comEventCTSTO        ' CTS Timeout.
        Case comEventDSRTO        ' DSR Timeout.
        Case comEventFrame        ' Framin Error
        Case comEventOverrun      ' Data Lost.
        Case comEventRxOver       ' Receive buffer overflow.
        Case comEventRxParity     ' Parity Error.
        Case comEventTxFull       ' Transmit buffer full.
        ' Events
        Case comEvCD              ' Change in the CD line.
        Case comEvCTS             ' Change in the CTS line.
        Case comEvDSR             ' Change in the DSR line.
        Case comEvRing            ' Change in the Ring indicator.
    End Select
End Sub

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

| ค่าคงที่         | ค่า  | รายละเอียด                                  |
|------------------|------|---|
| ComEventBreak    | 1001 | ได้รับสัญญาณ Break                          |
| ComEventCTSTO    | 1002 | ขา CTS เกิดไทม์เอาต์                        |
| ComEventDSRTO    | 1003 | ขา DSR เกิดไทม์เอาต์                        |
| ComEventFrame    | 1004 | เกิดข้อผิดพลาดที่เฟรมข้อมูล (Framing error) |
| ComEventOverrun  | 1006 | พอร์ตอนุกรมเกิดโอเวอร์รัน (Port overrun)    |
| ComEventCDTO     | 1007 | ขา DCD เกิดไทม์เอาต์                        |
| ComEventRxOver   | 1008 | บัฟเฟอร์รับข้อมูลเกิดโอเวอร์โฟลว์           |
| ComEventRxParity | 1009 | เกิดข้อผิดพลาดที่พาริตี (Parity error)      |
| ComEventTxFull   | 1010 | บัฟเฟอร์ส่งข้อมูลเต็ม                       |

ตารางที่ 6 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ Error

| ค่าคงที่           | ค่า | รายละเอียด                                     |
|--------------------|-----|--|
| CominputmodeText   | 0   | ข้อมูลที่ได้รับมีคุณสมบัติเป็นข้อความ(ค่าปกติ) |
| CominputmodeBinary | 1   | ข้อมูลที่ได้รับเข้ามาเป็นข้อมูลไบนารี          |

ตารางที่ 7 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ InputMode

## 2.9 การใช้ เอ็มเอสคอมม์ เพื่อการติดต่ออุปกรณ์ภายนอก

จากรายละเอียดของ เอ็มเอสคอมม์ ที่กล่าวไปในตอนต้นนั้น จะเห็นได้ว่าวิธีการที่จะอ่านค่าหรือเขียนค่าไปยังขาสถานะและขาควบคุมของพอร์ตอนุกรมสามารถทำได้ง่ายมาก โดยใช้คำสั่งเหล่านี้

|            |   |
|------------|---|
| DTREnable  | สำหรับสั่งให้ขา DTR มีลอจิก "0" หรือ "1"            |
| RTSEnable  | สำหรับสั่งให้ขา RTS มีลอจิก "0" หรือ "1"            |
| CTSHolding | สำหรับอ่านค่าสถานะจากขา CTS ว่ามีลอจิก "0" หรือ "1" |
| CDHolding  | สำหรับอ่านค่าสถานะจากขา DCD ว่ามีลอจิก "0" หรือ "1" |
| DSRHolding | สำหรับอ่านค่าสถานะจากขา DSR ว่ามีลอจิก "0" หรือ "1" |
| Break      | สำหรับการสั่งให้ขา TxD มีลอจิก "0" หรือ "1"         |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- Case comEvReceive ' Received RThreshold # fo chars.
- Case comEvSend ' Sthreshold number in the ' transmit buffer
- Case comEvEof ' An EOF character was found in the input stream

End Select

End Sub

### 2.8.1 ค่าคงที่คุณสมบัติของคอนโทรล เอ็มเอสคอมม

| ค่าคงที่      | ค่า | รายละเอียด  |
|---------------|-----|---|
| Comnone       | 0   | ไม่ใช้การตรวจสอบแฮนด์เชก                            |
| ComXonXoff    | 1   | ใช้การตรวจสอบแฮนด์เชกแบบ XonXoff                    |
| ComRTS        | 2   | ใช้การตรวจสอบแฮนด์เชกผ่านทางขา RTS และ CTS          |
| ComRTSXonXoff | 3   | กำหนดการตรวจสอบแฮนด์เชกทั้งแบบ RTS,CTS และ Xon/Xoff |

### ตารางที่ 4 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ Handshake

| ค่าคงที่     | ค่า | รายละเอียด                               |
|--------------|-----|--|
| ComEvSend    | 1   | ส่งค่าเหตุการณ์ (send event)             |
| ComEvReceive | 2   | รับค่าเหตุการณ์ (receive event)          |
| ComEvCTS     | 3   | มีการเปลี่ยนแปลงที่ขา CTS                |
| ComEvDSR     | 4   | มีการเปลี่ยนแปลงที่ขา DSR                |
| ComEvCD      | 5   | มีการเปลี่ยนแปลงที่ขา DCD                |
| ComEvRing    | 6   | ตรวจจับสัญญาณกระดิ่งของโทรศัพท์          |
| ComEvEOF     | 7   | ตรวจพบตำแหน่งท้ายสุดของไฟล์(End of file) |

### ตารางที่ 5 ค่าคงที่สำหรับคุณสมบัติ OnComm

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.10 ระบบส่งข้อมูลแบบแบบไอแอสควซี (I<sup>2</sup>C)

I<sup>2</sup>C ย่อมาจาก Inter – IC Communication หมายถึง การติดต่อสื่อสารระหว่าง วงจรรวม ด้วยระบบเส้นทางแบบไอแอสควซี พัฒนาขึ้นโดยบริษัท ฟิลลิปส์ (Philips) ด้วยจุดมุ่งหมายคือ ต้องการให้ไอซีหรือโมดูล สามารถ ติดต่อ ทำงาน และควบคุมภายใต้สายสัญญาณเพียง สองเส้น เส้นหนึ่งคือสายข้อมูลอีกเส้นหนึ่งคือสายสัญญาณนาฬิกา การต่ออุปกรณ์ แต่ละตัวสามารถต่อขนานกันไปได้ ส่วนการกำหนดตำแหน่งสำหรับการติดต่ออุปกรณ์แต่ละตัวจะใช้รหัสข้อมูลและการกำหนดสภาวะลอจิกที่ขา กำหนดตำแหน่งของอุปกรณ์แต่ละตัว

สายข้อมูลบนบัส ไอแอสควซี มีชื่อเรียกอย่างเป็นทางการว่า สายข้อมูลอนุกรม หรือ SDA (Serial Data line ) ส่วนสายสัญญาณนาฬิกามีชื่อเรียกอย่างเป็นทางการว่า สายสัญญาณนาฬิกาอนุกรม หรือ SCL (Serial Clock line)

### 2.10.1 คุณสมบัติทั่วไปของระบบเส้นทางแบบไอแอสควซี

สายข้อมูลอนุกรมและ เอสซีแอล เป็นสายสัญญาณ 2 ทิศทาง ต้องมีการต่อตัวต้านทานพูลอัพแรงดัน +5 โวลต์ไว้ตลอดเวลา เพื่อให้สายมีสถานะลอจิกสูงเมื่อไม่มีการติดต่อใช้งาน และป้องกันสัญญาณรบกวนที่อาจมีเข้ามาในสายสัญญาณทั้งสองวงจรเอาต์พุตของอุปกรณ์ที่ต่ออยู่บนบัสไอแอสควซี ต้องเป็นวงจรเดรนเปิด หรือคอลเล็กเตอร์เปิด ดังรูปที่ 20 อัตราการถ่ายเทข้อมูลบนบัส สูงถึง 100 กิโลบิตต่อวินาที ในรูปแบบปกติ (Standard Mode) และสูงสุดถึง 400 กิโลบิตต่อวินาที ในรูปแบบความเร็วสูง (Fast Mode) อุปกรณ์ที่ต่อร่วมอยู่บนบัส ต้องมีค่าความจุไฟฟ้ารวมที่เกิดขึ้นระหว่างสายข้อมูลอนุกรมและเอสซีแอลไม่เกิน 400 pF การเข้าถึงอุปกรณ์บนบัสใช้ข้อมูลการเข้าถึง 2 คำคือ 7 บิต หรือ 10 บิต

ข้อเด่นของบัสไอแอสควซีคือ สามารถเชื่อมอุปกรณ์ที่ใช้ไฟเลี้ยงไม่เท่ากัน ให้สามารถติดต่อสื่อสารด้วยกันได้ โดยให้ต่อสายข้อมูลอนุกรมและ สัญญาณนาฬิกา ของอุปกรณ์แต่ละตัวเข้าด้วยกัน และต่อตัวต้านทานพูลอัพเข้ากับแรงดัน +5 โวลต์ไว้เสมอ ดังรูปที่ 21 ในกรณีที่มีแรงดันไฟกระชากขนาดใหญ่ปะปนเข้ามาในบัสไอแอสควซี ที่ขาข้อมูลอนุกรม และสัญญาณนาฬิกา ของอุปกรณ์แต่ละตัวต้องต่อตัวต้านทานอนุกรมกับขา ก่อนต่อเข้าสู่บัสไอแอสควซี ดังรูปที่ 22

### 2.10.2 หลักการของระบบไอแอสควซี

การกำหนดรูปแบบของการติดต่อบนบัสหรือเรียกว่า โปรโตคอล ของระบบบัสแบบไอแอสควซี ซึ่งมีข้อตกลงพื้นฐานดังนี้

- 1) อุปกรณ์ที่ เป็นผู้สร้างหรือส่งข้อมูลเรียกว่า ตัวส่ง
- 2) อุปกรณ์ที่ เป็นผู้รับเรียกว่า ตัวรับ

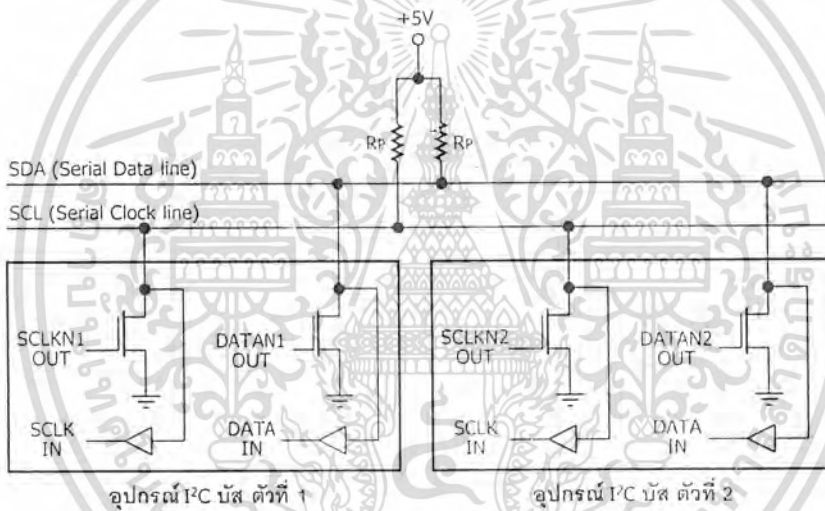
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- 3) อุปกรณ์บนบัสไอแอสควซี สามารถเป็นได้ทั้งตัวรับและตัวส่ง หรืออย่างใดอย่างหนึ่งก็ได้
- 4) อุปกรณ์ที่ทำหน้าที่ควบคุมจังหวะการทำงานบนบัสเรียกว่ามาสเตอร์ (Master)
- 5) อุปกรณ์ที่ถูกควบคุมเรียกว่า สเลฟ (Slave)

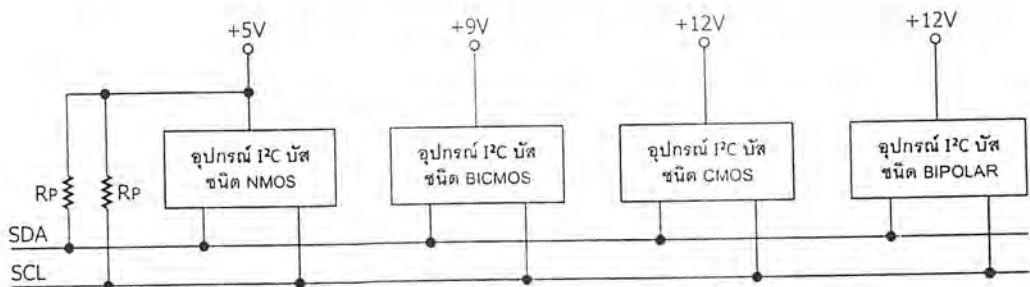
ข้อกำหนด 2 ประการสำคัญของการติดต่อบนบัส ไอแอสควซี คือ

- 1) การถ่ายทอดข้อมูลจะเกิดขึ้นได้เมื่อบัสว่างเท่านั้น
- 2) ในระหว่างการถ่ายทอดข้อมูล เมื่อใดก็ตามที่ สายสัญญาณนาฬิกา มีสถานะ

เป็นลอจิกสูง สายข้อมูลต้องรักษาข้อมูลไว้ ห้ามเปลี่ยนแปลงเด็ดขาด มิฉะนั้นสัญญาณที่เกิดขึ้นจะได้รับการแปลเป็นสัญญาณควบคุมแทน

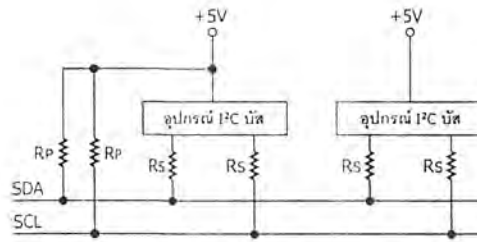


รูปที่ 20 โครงสร้างของวงจรเอาต์พุตของอุปกรณ์ที่ใช้การเชื่อมต่อบนระบบบัสไอแอสควซี



รูปที่ 21 แสดงการเชื่อมต่ออุปกรณ์บนระบบบัสไอแอสควซี ที่ใช้ไฟเลี้ยงไม่เท่ากัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 22 การต่อตัวต้านทานเพื่อป้องกันแรงดันกระชากที่อาจปะปนเข้ามาในสายสัญญาณ ข้อมูลอนุกรมและสายสัญญาณนาฬิกา ของระบบบัสแบบไอแอสควซี

### 2.10.3 สถานะที่เกิดขึ้นบนบัสไอแอสควซี

มี 5 สถานะ คือ

1) บัสว่าง เกิดขึ้นเมื่อสถานะลอจิกบนสายข้อมูลอนุกรม และสัญญาณนาฬิกา เป็นลอจิกสูงทั้งคู่ซึ่งสามารถเริ่มต้นส่งข้อมูลได้

2) เริ่มต้นการถ่ายทอดข้อมูล เกิดขึ้นเมื่อสายข้อมูลอนุกรมมีการเปลี่ยนแปลงสถานะลอจิกจาก สูงไป ต่ำ ในขณะที่สายสัญญาณนาฬิกา มีสถานะลอจิกสูงเรียกสถานะนี้ว่า สถานะเริ่มต้น (START)

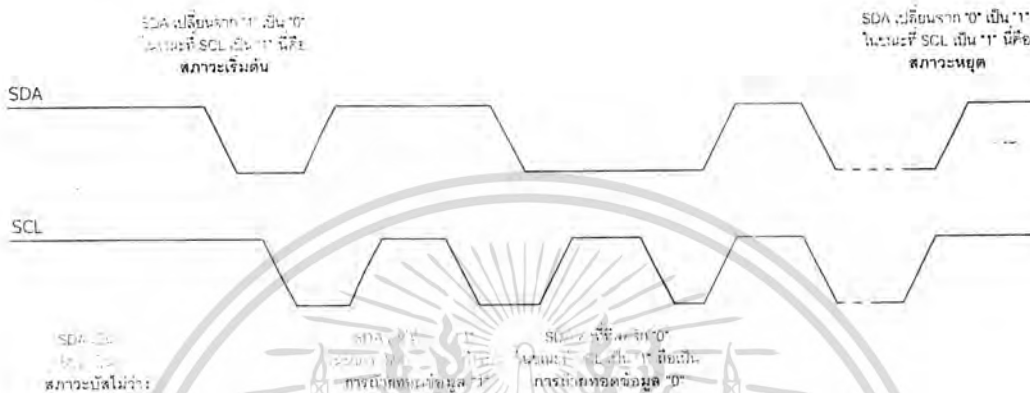
3) หยุดการถ่ายทอดข้อมูล เกิดขึ้นเมื่อสายข้อมูลอนุกรมมีการเปลี่ยนแปลงระดับลอจิกจากต่ำไปสูงในขณะที่สายสัญญาณนาฬิกา มีสถานะลอจิกสูงเรียกว่า สถานะหยุด

4) ข้อมูลค้างอยู่บนบัส เกิดขึ้นถัดจากสถานะเริ่มต้น โดยสถานะลอจิกที่เกิดขึ้นบนสายข้อมูลอนุกรม ก็คือข้อมูลที่ทำการถ่ายทอด เมื่อ สัญญาณนาฬิกา เป็นลอจิกสูง สถานะที่สายข้อมูลอนุกรม ต้องคงที่เพื่อให้อุปกรณ์รับรู้ว่ามีข้อมูลถึงหะนั้นเป็น 0 หรือ 1 ข้อมูลอาจเกิดการเปลี่ยนแปลงได้ในขณะที่สายสัญญาณนาฬิกา เป็นลอจิกต่ำ แต่เมื่อใดก็ตามที่ต้องการถ่ายทอดข้อมูลอย่างสมบูรณ์ สถานะที่ขา ข้อมูลอนุกรมต้องคงที่ ตลอดช่วงเวลาที่สายสัญญาณนาฬิกา มีสถานะลอจิก สูง หากเกิดการเปลี่ยนแปลงสถานะลอจิกในขณะที่สายสัญญาณนาฬิกา มีลอจิกสูงอยู่นั้น อุปกรณ์มาสเตอร์ที่ควบคุมการถ่ายทอดข้อมูลจะแปลความหมายเป็นสถานะหยุดหรือสถานะเริ่มต้นก็ได้ ทำให้ข้อมูลที่ทำการถ่ายตอดนั้นเกิดความผิดพลาดขึ้นได้

5) รับรู้ข้อมูล เกิดขึ้นหลังจากที่การถ่ายทอดข้อมูลจากตัวส่งมายังตัวรับเกิดขึ้นอย่างสมบูรณ์ โดยตัวส่งจะทำการส่งข้อมูลมาหนึ่งบิตเรียกว่า บิตรับรู้ มีสถานะเป็นลอจิกสูงหลัง

จากส่งข้อมูลมาครบถ้วน ส่วนอุปกรณ์มาสเตอร์จะทำการส่งสัญญาณรับรู้พิเศษซึ่งสัมพันธ์กับเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการเชิงงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สัญญาณนาฬิกา อุปกรณ์สเลฟที่ถูกอ้างถึงในการติดต่อหรือกำลังติดต่ออยู่ในขณะนั้นก็จะกำเนิด บิตรับรู้ที่สถานะลอจิกต่ำเพื่อตอบสนองให้ทราบว่าได้รับข้อมูลเรียบร้อยแล้ว สถานะทั้งหมดของ ระบบบัสแบบไอแอสควซี แสดงดังรูปที่ 23



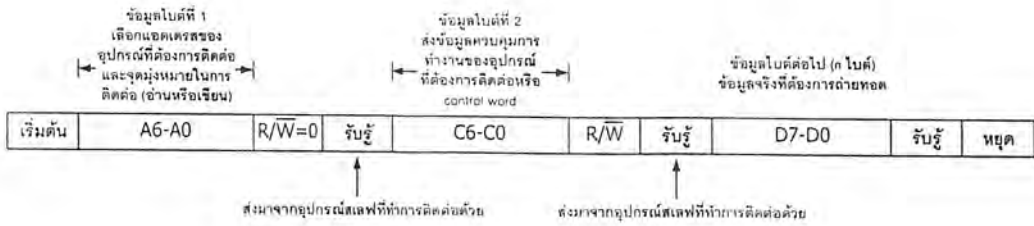
รูปที่ 23 แสดงสถานะต่างๆ บนระบบบัสไอแอสควซี

### 2.10.4 การทำงานบนบัส ไอแอสควซี

ก่อนที่จะเริ่มต้นการถ่ายทอดข้อมูลระหว่างอุปกรณ์ต่างๆที่ต่อบนบัสต้องมี การอ้างถึงอุปกรณ์เสียก่อน โดยการอ้างถึงมีอยู่ 2 รูปแบบคือ

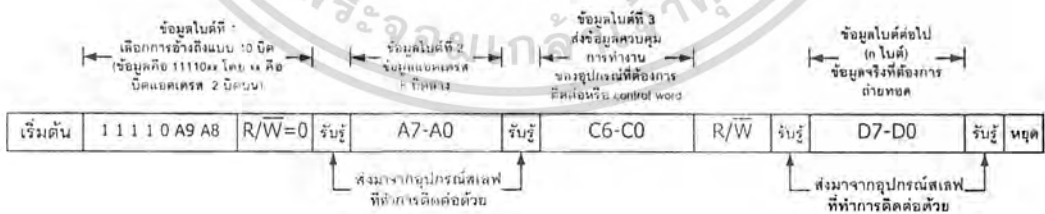
1) การอ้างถึงแบบ 7 บิต ข้อมูลไบต์แรกที่เกิดขึ้นหลังจากสถานะเริ่มต้นก็คือ ข้อมูลที่ใช้ในการอ้างถึงอุปกรณ์ที่ต้องการจะติดต่อโดยมีรูปแบบแสดงในรูปที่ 24 ใน 7 บิตบน รวมทั้งบิตนัยสำคัญสูงด้วยจะเป็นข้อมูลตำแหน่งของอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อ โดยแบ่งเป็น บิต กำหนดตำแหน่งคงที่ จำนวน 4 บิตซึ่งอุปกรณ์แต่ละตัวจะถูกกำหนดมาจากผู้ผลิตแก้ไขไม่ได้ ถัด มาอีก 3 บิต เป็นบิตกำหนดตำแหน่งที่สามารถไปแกรมได้ โดยผู้ใช้เป็นผู้กำหนดสถานะลอจิกที่ A0 – A2 ของอุปกรณ์ที่เชื่อมต่อกับบัสไอแอสควซี ส่วนบิตนัยสำคัญต่ำสุด เป็นบิตกำหนดว่า ต้องการที่จะเขียนหรืออ่านข้อมูลกับอุปกรณ์ตัวนั้น โดยหากบิตนัยสำคัญต่ำสุดเป็น 0 จะเป็นการ เขียนข้อมูลลงอุปกรณ์ตัวนั้น ข้อมูลในไบต์ต่อมาคือรหัสควบคุมอุปกรณ์แต่ละตัวจะมีรหัสควบ คุมที่ต่างกันไป และข้อมูลในไบต์ต่อมาคือข้อมูลที่ต้องการถ่ายทอดจริงๆ หลังจากที่มีการทอด ข้อมูลในแต่ละไบต์ อุปกรณ์สเลฟที่ได้รับการติดต่อต้องส่งสัญญาณรับรู้ออกกลับมาด้วยทุกครั้ง เพื่อให้กระบวนการถ่ายทอดสัญญาณสามารถดำเนินการต่อไปได้ ในรูปที่ 25 แสดงรูปแบบข้อ อนุกรมที่เกิดขึ้นในการติดต่อบนบัสไอแอสควซี ของการอ้างถึงแบบ 7 บิต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 24 แสดงรูปแบบของข้อมูลอนุกรมที่เกิดขึ้นในการอ้างถึงแบบ 7 บิต ของระบบบัสแบบ ไอแอสควซี

2) การอ้างถึงแบบ 10 บิต ในการอ้างถึงแบบนี้ ยังคงใช้รูปแบบข้อมูลอนุกรมที่เหมือนกับแบบ 7 บิต แต่จะมีข้อมูลเพิ่มเข้ามาเล็กน้อยโดยในข้อมูลไบต์แรกหลังจากเกิดสถานะเริ่มต้น ต้องกำหนด 5 บิตบนมีข้อมูลเป็น 11110 ส่วน 2 บิตถัดมาเป็นบิต ตำแหน่งของอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อ ในบิตนี้สำคัญค่าสุดของข้อมูลไบต์แรกยังคงเป็นการกำหนดว่า ต้องการอ่านหรือเขียนข้อมูลกับอุปกรณ์ตัวนั้นๆ ข้อมูลต่อมาเป็นข้อมูลตำแหน่งในไบต์ที่ 2 ของอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อด้วยข้อมูลในไบต์ถัดไปจึงเป็นข้อมูลควบคุม ข้อมูลหลังจากนั้นก็จะเป็นข้อมูลจริง ส่วนการตอบสนองของบิตรับรู้อาจจะเหมือนกับการอ้างถึงแบบ 7 บิตเช่นกัน รูปแบบของข้อมูลที่ใช้ในการอ้างถึงแบบ 10 บิตแสดงดังรูปที่ 25



รูปที่ 25 แสดงรูปแบบของข้อมูลข้อมูลอนุกรมที่เกิดขึ้นในการอ้างถึงแบบ 10 บิตบนบัสแบบ ไอแอสควซี

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.11 ขยายพอร์ตอินพุตเอาต์พุตให้แก่พอร์ตอนุกรมด้วยระบบบัส ไอแอสควจี

ด้วยข้อจำกัดของจำนวนขาสัญญาณของพอร์ตอนุกรม หากต้องการให้สามารถตอบสนองระบบหรืองานที่ต้องการพอร์ตอินพุตเอาต์พุตจำนวนมากได้นั้นจำเป็นต้องต่ออุปกรณ์ภายนอกเพิ่มเติม เพื่อขยายจำนวนพอร์ตอินพุตเอาต์พุต เพื่อช่วยให้พอร์ตอนุกรมมีจำนวนพอร์ตใช้งานเพิ่มมากขึ้น โดยใช้สายสัญญาณของพอร์ตอนุกรมเพียง 3 เส้น แต่สามารถขยายพอร์ตอินพุตเอาต์พุตได้มากถึง 128 บิต

อุปกรณ์ที่แนะนำคือไอซีขยายพอร์ตเบอร์ PCF8574 และ PCF8574A โดยไอซีแต่ละเบอร์สามารถขยายพอร์ตอินพุตเอาต์พุตได้ 8 ช่องหรือ 8 บิต สามารถต่อพ่วงกันได้มากถึง 8 ตัว ทำให้สามารถต่อพอร์ตอินพุตได้มากถึง 64 ช่องต่อไอซี 1 เบอร์ ถ้าหากนำ PCF8574 และ PCF8574A มาต่อพ่วงกัน จะเพิ่มจำนวนพอร์ตได้อีก 64 บิต รวมเป็น 128 บิต โดยการเชื่อมต่อนั้นต้องกระทำบนบัสไอแอสควจีเท่านั้น

### 2.11.1 ข้อมูลเบื้องต้นของ PCF857/8574A

ไอซีPCF8574 และ PCF8574A มีคุณสมบัติดังนี้

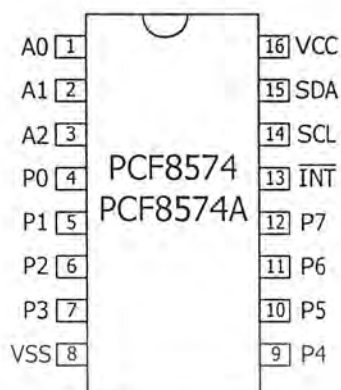
- 1) ทำงานที่ระดับแรงดันตั้งแต่ 205V ถึง 6V
- 2) กินกระแสในสถานะสแตนด์บายต่ำเพียง 10 UA
- 3) ใช้การเชื่อมต่อแบบบัส ไอแอสควจี
- 4) มีเอาต์พุตสำหรับขั้วจิ้งหะแบบเดรนเปิด
- 5) เอาต์พุตสามารถแลตซ์หรือคงค่าไว้ได้ และขับ LED ได้โดยต่อวงจรในลักษณะกระแสซิงก์ หรือทำงานด้วยลอจิก “0”

6) สามารถกำหนดแอดเดรสของวงจรแต่ละตัวได้ทางฮาร์ดแวร์ ด้วยขา A0-A2 ทำให้สามารถต่อพ่วงกันได้ถึง 8 ตัวต่อเบอร์

7) สามารถต่อพ่วงทั้ง PCF8574 และ PCF8574A ได้ ทำให้สามารถขยายพอร์ตได้มากถึง 128 บิต

การจัดขาและหน้าที่การทำงานของแต่ละขาของไอซี PCF8574 แสดงในรูปที่ 26 ขาพอร์ตทั้ง 8 ขา ของ PCF8574 สามารถกำหนดให้เป็นอินพุตหรือเอาต์พุตได้โดยอิสระโดยไม่จำเป็นต้องใช้คำสั่งควบคุมเพื่อเลือกให้เป็นขาเอาต์พุตหรือขาอินพุต ลักษณะวงจรภายในของพอร์ตอินพุตแสดงในรูปที่ 28 เมื่อจ่ายไฟให้กับ PCF8574 ครั้งแรก ขาพอร์ตทั้ง 8 ขา จะมีสถานะเป็น “1” ซึ่งจะเป็นการจ่ายกระแสมาจากแหล่งจ่ายกระแสตรงที่ภายในตัวไอซี ทำให้มีกระแสในขณะลอจิก “1” นี้เพียง 100 UA เท่านั้น จึงไม่เหมาะสมที่จะใช้ PCF8574 ในการขับกระแสซอร์ส แต่จะเหมาะกับการนำ PCF8574 ไปขับกระแสซิงก์มากกว่า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

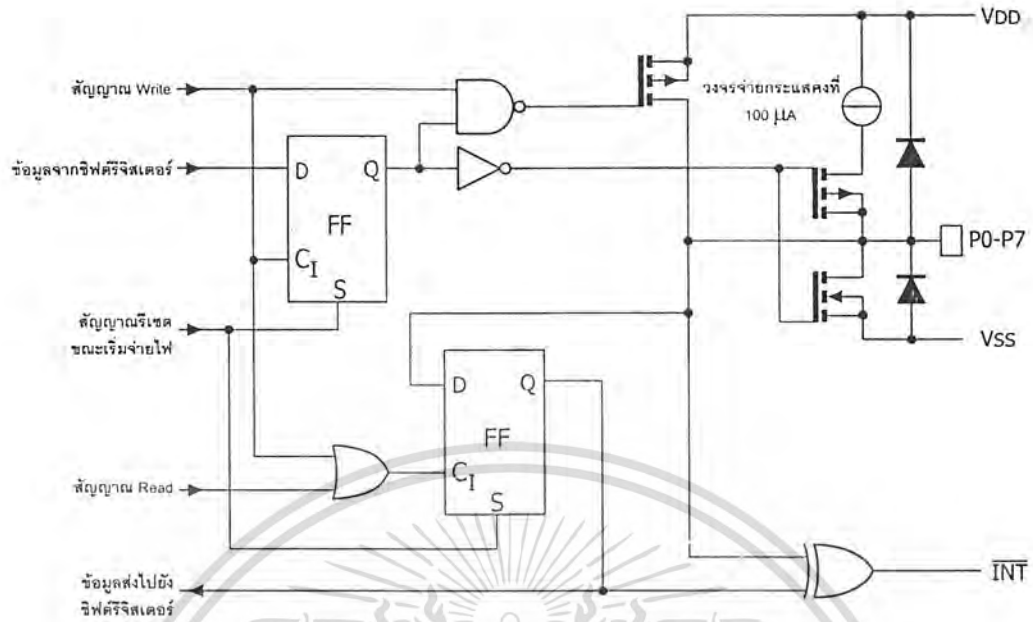


| ชื่อ | ตำแหน่งขา | หน้าที่                                   |
|------|-----------|---|
| A0   | 1         | อินพุตแอดเดรสตัวที่ 1                     |
| A1   | 2         | อินพุตแอดเดรสตัวที่ 2                     |
| A2   | 3         | อินพุตแอดเดรสตัวที่ 3                     |
| P0   | 4         | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 0         |
| P1   | 5         | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 1         |
| P2   | 6         | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 2         |
| P3   | 7         | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 3         |
| VSS  | 8         | กราวด์                                    |
| P4   | 9         | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 4         |
| P5   | 10        | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 5         |
| P6   | 11        | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 6         |
| P7   | 12        | พอร์ตอินพุตเอาต์พุต 2 ทิศทางบิต 7         |
| INT  | 13        | ขาเอาต์พุตอินเทอร์รัปต์(ทำงานที่ลอจิก 0)  |
| SCL  | 14        | ขาสัญญาณนาฬิกาสำหรับ I <sup>2</sup> C บัส |
| SDA  | 15        | ขาข้อมูลสำหรับ I <sup>2</sup> C บัส       |
| VDD  | 16        | ไฟเลี้ยง                                  |

รูปที่ 26 การจัดขาของ PCF8574/8574A และหน้าที่การทำงานของแต่ละขา

เมื่อต้องการให้ขoportเหล่านี้ทำหน้าที่เป็นอินพุตจะต้องส่งสัญญาณให้ขาเหล่านี้มีลอจิก “1” เสียก่อน เมื่อขาอินพุตได้รับสัญญาณจากภายนอกป้อนเข้ามา PCF8574 จะสร้างสัญญาณขัดจังหวะ(INT) ป้อนให้ไมโครคอนโทรลเลอร์หรือคอมพิวเตอร์รับรู้แทนการต้องคอยตรวจสอบขาอินพุตอยู่ตลอดเวลา สัญญาณอินเทอร์รัปต์นี้จะถูกรีเซ็ตเมื่อมีการอ่านค่าข้อมูลหรือมีการเปลี่ยนค่าของอินพุตไปสู่ค่าเดิม

สำหรับ PCF8574 และ PCF8574A มีการทำงานเหมือนกันทุกประการ แตกต่างกันเพียงค่าตำแหน่งที่ใช้ในการติดต่อเท่านั้น ด้วยเหตุนี้จึงสามารถนำไอซีทั้งสองเบอร์นี้มาต่อพ่วงกันเพื่อขยายพอร์ตได้มากถึงเบอร์ละ 8 ตัวรวมทั้งสิ้น 16 ตัว ส่งผลให้สามารถขยายพอร์ตได้สูงสุด 128 บิต



รูปที่ 27 วงจรภายในของขาพอร์ตของวงจรรวม PCF8574/8574A

## 2.12 การควบคุมแรงดันไฟฟ้ากระแสสลับ

คือการนำสวิตซ์อิเล็กทรอนิกส์ เช่น ไทริสเตอร์ หรือไทรแอก ไปใช้ในการแปลงผันกำลังไฟฟ้ากระแสสลับ จากแหล่งจ่ายไฟสลับที่มีแรงดันไฟฟ้าคงที่และความถี่คงที่ ให้ได้แรงดันไฟฟ้ากระแสสลับที่ปรับค่าได้แต่มีค่าความถี่คงที่ เป็นวิธีการแปลงผันไฟสลับเป็นไฟสลับแบบหนึ่ง นิยมใช้กันมากในงานอุตสาหกรรมหลากหลาย เช่น การให้ความร้อนแบบเหนี่ยวนำ (Induction heating) การควบคุมความสว่าง (Lighting controls) การเลื่อนแทปหม้อแปลง (Transformer tap changing) กระบวนการใช้ไฟฟ้าในงานเคมี (Primary transformer controls for electrochemical process) การให้ความร้อนในอุตสาหกรรม (Industrial heating) การควบคุมความเร็วของมอเตอร์เหนี่ยวนำ (Speed control of induction motor)

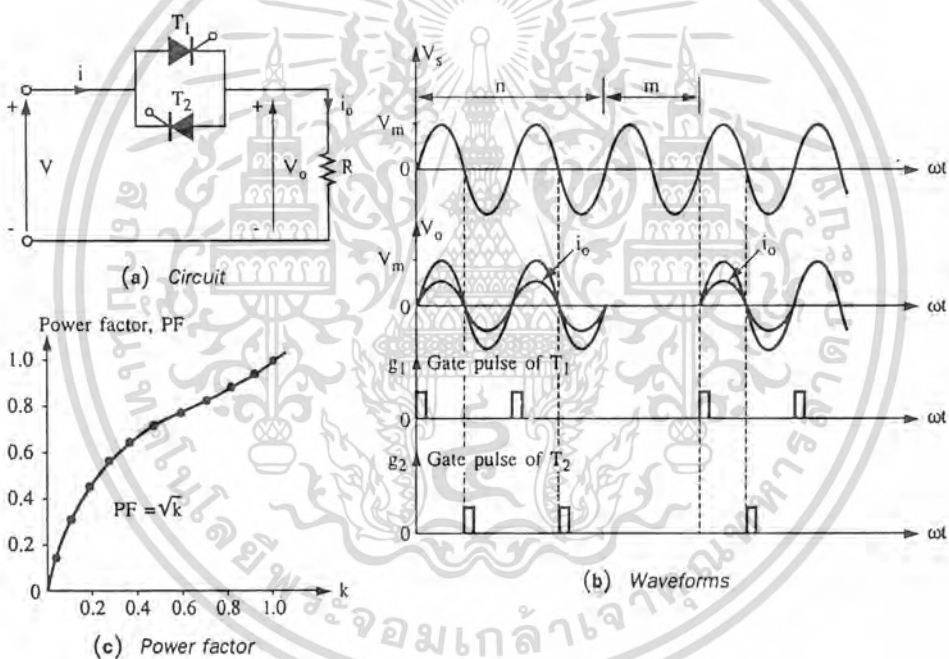
หลักการควบคุมสำหรับวงจรที่ใช้ควบคุมแรงดันไฟฟ้ากระแสสลับที่โหลด ทั้งกรณีใช้กับแหล่งจ่ายไฟสลับ 1 เฟสและ 3 เฟส คือเทคนิคการควบคุมการจุดชนวนของไทริสเตอร์ในวงจรแบ่งออกได้ 2 วิธีคือการควบคุมแบบปิด-เปิด (On-Off control) การควบคุมมุมเฟส (Phase-angle control)

### 2.12.1 การควบคุมแบบปิด-เปิด

หลักการควบคุมแบบปิด-เปิด อธิบายได้จากวงจรควบคุมไฟสลับแบบ 1 เฟส ดัง

รูป 28 (a) โดยวงจรจะใช้ไทริสเตอร์ 2 ตัวต่อกลับหลัง โดยให้ไทริสเตอร์ T<sub>1</sub> ทำงานในครึ่งวัฏ เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่บนสื่อออนไลน์ ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จักรบวกของแหล่งจ่ายไฟฟ้าสลับ ( $V$ ) และไทรสเตอร์  $T_2$  ทำงานในช่วงครึ่งวัฏจักรลบของแหล่งจ่ายไฟฟ้าสลับ ( $V$ ) โดยไทรสเตอร์ทั้ง 2 ตัวจะได้รับสัญญาณจุดชนวนเกต  $g_1$  และ  $g_2$  ดังแสดงในรูป 30 (b) โดยสัญญาณ  $g_1$  จะจุดชนวนเกตของ  $T_1$  ที่แรงดันโหนดมีค่าเป็นศูนย์ ซึ่งเป็นเวลาเดียวกันกับ  $\omega t = 0$  ของแต่ละวัฏจักรและสัญญาณจุดชนวนเกต  $g_2$  จะจุดชนวนเกตของ  $T_2$  ที่เวลา  $\omega t = 0 + \pi$  แต่จะมีการกำหนดจำนวนสัญญาณจุดชนวน ว่าต้องการให้ไทรสเตอร์ทั้งสองทำงานจำนวน  $n$  วัฏจักรและให้หยุดทำงานจำนวน  $m$  วัฏจักร จากรูป 30 (b) กำหนดให้ไทรสเตอร์ทั้ง 2 ตัวทำงาน จำนวน 2 วัฏจักร และไม่ทำงานจำนวน 1 วัฏจักร ( $n = 2$  วัฏจักร,  $m = 1$  วัฏจักร)



รูปที่ 28 วงจรควบคุมแรงดันไฟสลับโดยวิธีควบคุมแบบ ปิด-เปิด

จากวงจรในรูป 28 (a) กำหนดให้

$$v = V_m \sin \omega t \quad (\text{แรงดันชั่วขณะของแหล่งจ่ายไฟสลับ})$$

$$n = \text{จำนวนวัฏจักรที่ไทรสเตอร์ทำงาน (ON-cycle)}$$

$$m = \text{จำนวนวัฏจักรที่ไทรสเตอร์ไม่ทำงาน (OFF-cycle)}$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คำนวณค่าแรงดันไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส. ที่โหลดได้รับ ดังสมการต่อไปนี้

$$V_{\alpha(RMS)} = \sqrt{\left[ \frac{n}{2\pi(n+m)} \int_0^{2\pi} V_m^2 \sin \omega t d\omega t \right]}$$

$$= \frac{V_m}{\sqrt{2}} \times \sqrt{\frac{n}{n+m}}$$

$$\therefore V_{\alpha(rms)} = V \sqrt{k} \quad (1)$$

เมื่อ  $V =$  แรงดันไฟฟ้าอาร์เอ็มเอส ของแหล่งจ่ายไฟสลับ

$$K = \frac{n}{n+m} \text{ คือค่าวัฏจักรหน้าที่ (Duty cycle)}$$

ค่าตัวประกอบกำลังของแหล่งจ่ายไฟฟ้าคือ  $\sqrt{k}$

$$\text{ดังนั้น } PF = \frac{P_o}{V_a} = \sqrt{k} \quad (2)$$

$$\text{เมื่อ } P_o = V_{\alpha(RMS)} \times I_{\alpha(RMS)}$$

$V_a =$  กำลังไฟฟ้าด้านขาเข้า

กระแสไฟฟ้าใช้งานที่โหลด  $I_{\alpha(RMS)}$  คือ

$$I_{\alpha(RMS)} = V_{\alpha(RMS)} / R \quad (3)$$

กระแสไฟฟ้าที่ไหลผ่านไทรสเตอร์แต่ละตัว ( $I_A$ ) คือ

$$I_A = \frac{n}{2\pi(n+m)} \int_0^{\pi} (I_m) \sin \omega t d\omega t$$

$$= \frac{(I_m)(n)}{\pi(n+m)}$$

$$= \frac{I_m}{\pi} k \quad (4)$$

กระแสไฟฟ้าใช้งานที่ผ่านไทรสเตอร์แต่ละตัว ( $I_R$ ) คือ

$$I_R = \sqrt{\left( \frac{n}{2\pi(n+m)} \int_0^{\pi} I_m^2 \sin^2 \omega t d\omega t \right)}$$

$$= \frac{I_m}{2} \sqrt{k} \quad (5)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

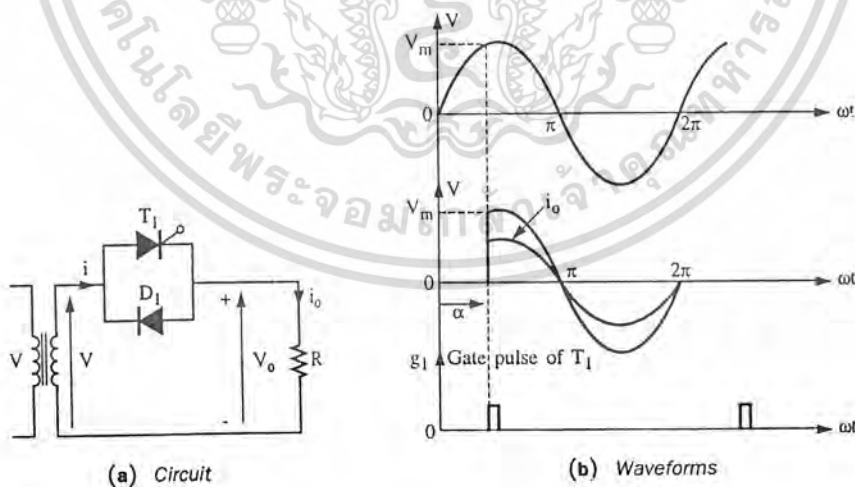
การควบคุมแบบ ปิด-เปิดนี้ ค่าแรงดันไฟฟ้าใช้งานด้านออกของวงจร และค่าตัวประกอบกำลังจะแปรไปตามค่า วัฏจักรหน้าที่ ( $k$ ) ค่าตัวประกอบกำลังจะมีค่าเมื่อค่า  $\sqrt{k}$  มค่าต่างๆ ดังรูปที่ 28(a)

### 2.12.2 การควบคุมมุมเฟส

วงจรการใช้ไทรสเตอร์ควบคุมเฟส เพื่อควบคุมขนาดของแรงดันไฟฟ้าใช้งานด้านออกของวงจร อาจใช้ไทรสเตอร์ 2 ตัวต่อกลับกัน ดังรูป 28 (a) เรียกว่าวงจรควบคุมสองทาง (Bidirectional controller) หรืออาจใช้ไทรสเตอร์ 1 ตัวและไดโอด 1 ตัวแทนได้ เรียกว่าวงจรควบคุมทางเดียว (Unidirectional controller) ดังแสดงในรูป 29 (a)

หลักการควบคุมมุมเฟส คือ สร้างสัญญาณจุดชนวนเกตของไทรสเตอร์ในวงจร ให้ไทรสเตอร์ตัวที่นำกระแสในครึ่งวัฏจักรบวกของแหล่งจ่ายไฟสลับทำงานที่มุมจุดชนวนระหว่าง  $0$  ถึง  $180^\circ$  ( $0 - \pi$ ) และควบคุมให้ไทรสเตอร์ที่นำกระแสในครึ่งวัฏจักรลบของแหล่งจ่ายไฟสลับทำงานที่มุมจุดชนวนระหว่าง  $180 - 360^\circ$  ( $\pi - 2\pi$ ) ลักษณะของการควบคุมทางเดียวนั้น จะควบคุมขนาดแรงดันไฟฟ้าใช้งานขาออกของวงจรได้ในย่าน  $70.7\% - 100\%$  จึงเหมาะที่จะใช้กับโหลดที่เป็นตัวต้านทานที่กระแสไฟฟ้าใช้งานต่ำๆ เท่านั้น

1.) วงจรควบคุมทางเดียว ลักษณะของรูปคลื่นแรงดันไฟฟ้าใช้งานที่โหลด  $V_{\alpha(RMS)}$  และกระแสด้านออก ( $I_o$ ) แสดงในรูป 29 (b)



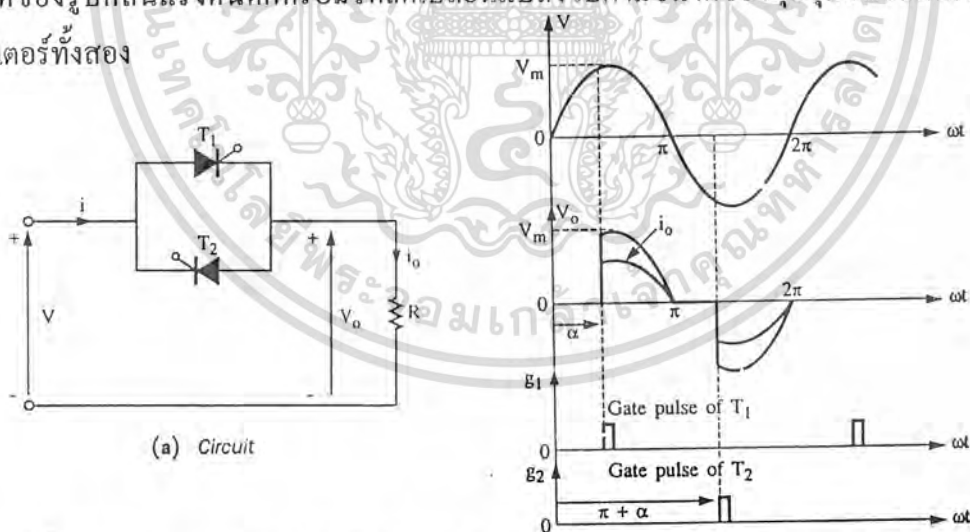
รูปที่ 29 วงจรควบคุมไฟสลับที่ใช้หลักการควบคุมมุมเฟส ทำการควบคุมทางเดียว และ โหลดเป็นตัวต้านทานที่มุมจุดชนวน ( $\alpha$ )

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากวงจรในรูป 29 ไทริสเตอร์  $T_1$  จะทำงานในครึ่งวัฏจักรบวก โดยมีสัญญาณจุดชนวนเกต ( $g_1$ ) ที่ควบคุมได้ในย่าน  $\alpha = 0$  ถึง  $\alpha = \pi$  และไทริสเตอร์  $T_2$  เมื่อถูกจุดชนวนที่มุม  $\alpha$  ใดๆ แล้วจะหยุดนำกระแสเองโดยธรรมชาติที่  $\omega t = \pi$  ในกรณีที่โหลดเป็นตัวต้านทานเพียงอย่างเดียว

2.) วงจรควบคุมสองทาง ลักษณะของวงจรควบคุมสองทางจะใช้ไทริสเตอร์ 2 ตัว ดังรูป 29 (a) โดยไทริสเตอร์  $T_1$  ทำงานในเวลา  $\omega t = 0 - \pi$  และไทริสเตอร์  $T_2$  ทำงานในเวลา  $\omega t = \pi - 2\pi$  โดยมีสัญญาณจุดชนวนเกตของไทริสเตอร์  $T_1$  และ  $T_2$  ( $g_1$  และ  $g_2$ ) ดังแสดงในรูป 30 (b) ถ้าสัญญาณจุดชนวนเกตของไทริสเตอร์  $T_1$  เท่ากับ  $\alpha$  สัญญาณจุดชนวนเกตของไทริสเตอร์  $T_2$  จะเท่ากับ  $\pi + \alpha$  การวิเคราะห์หาค่าแรงดันไฟฟ้าใช้อาร์.เอ็ม.เอส.ที่โหลด และกระแสไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส. ที่โหลดนั้นขึ้นอยู่กับคุณลักษณะของโหลดชนิดต่างๆ ดังรายละเอียดต่อไปนี้

ก.) กรณีโหลดเป็นตัวต้านทาน เมื่อโหลดเป็นตัวต้านทานจะเป็นผลให้ไทริสเตอร์  $T_1$  ที่ถูกจุดชนวนเกตที่มุม  $\omega t = \alpha$  เริ่มนำกระแส และหยุดนำกระแสเองโดยธรรมชาติ เมื่อแรงดันของแหล่งจ่ายเป็นศูนย์ที่มุม  $\omega t = \pi$  ในเวลาถัดไป ไทริสเตอร์  $T_2$  จะถูกจุดชนวนให้นำกระแสที่มุม  $\omega t = \pi + \alpha$  และจะหยุดนำกระแสเองเช่นกันที่มุม  $\omega t = 2\pi$  ดังแสดงในรูป 30 (b) จะเป็นผลให้สามารถควบคุมขนาดแรงดันไฟสลับที่โหลดได้ เพราะพื้นที่ของรูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเปลี่ยนแปลงไปตามขนาดของมุมจุดชนวนเกตของไทริสเตอร์ทั้งสอง



รูปที่ 30 วงจรควบคุมแรงดันไฟสลับ 1 เฟส ควบคุมสองทางด้วยวิธีควบคุมเฟส เมื่อจุดชนวนเกตของ  $T_1$  ที่มุม  $\alpha$  และ  $T_2$  ที่มุม  $\pi + \alpha$  มีโหลดเป็นตัวต้านทานเพียงเดียว

การคำนวณค่าแรงดันไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส.ที่โหลด ถ้ากำหนดให้  $v = V_m \sin \omega t$  และ  $V = \frac{V_m}{\sqrt{2}}$  (แรงดันไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส.) สามารถคำนวณหาค่าแรงดันไฟสลับที่โหลดได้ดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$\begin{aligned}
 V_{o(RMS)} &= \sqrt{\frac{1}{\pi} \int_{\alpha}^{\pi} V_m^2 \sin^2 \omega t d\omega t} \\
 &= \left\{ \frac{V_m^2}{\pi} \int_{\alpha}^{\pi} \frac{1}{2} (1 - \cos 2\omega t) d\omega t \right\}^{\frac{1}{2}} \\
 &= \left\{ \frac{V_m^2}{2\pi} \left( \pi - \alpha + \frac{1}{2} \sin 2\alpha \right) \right\}^{\frac{1}{2}} \therefore V_{o(RMS)} \\
 \therefore V_{o(RMS)} &= V \sqrt{\frac{1}{\pi} \left( \pi - \alpha + \frac{\sin 2\alpha}{2} \right)}
 \end{aligned}$$

เนื่องจากโหลดเป็นตัวต้านทานเพียงอย่างเดียว ดังนั้นการหาค่ากระแสไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส. ที่โหลดจึงหาได้จากสมการคือ

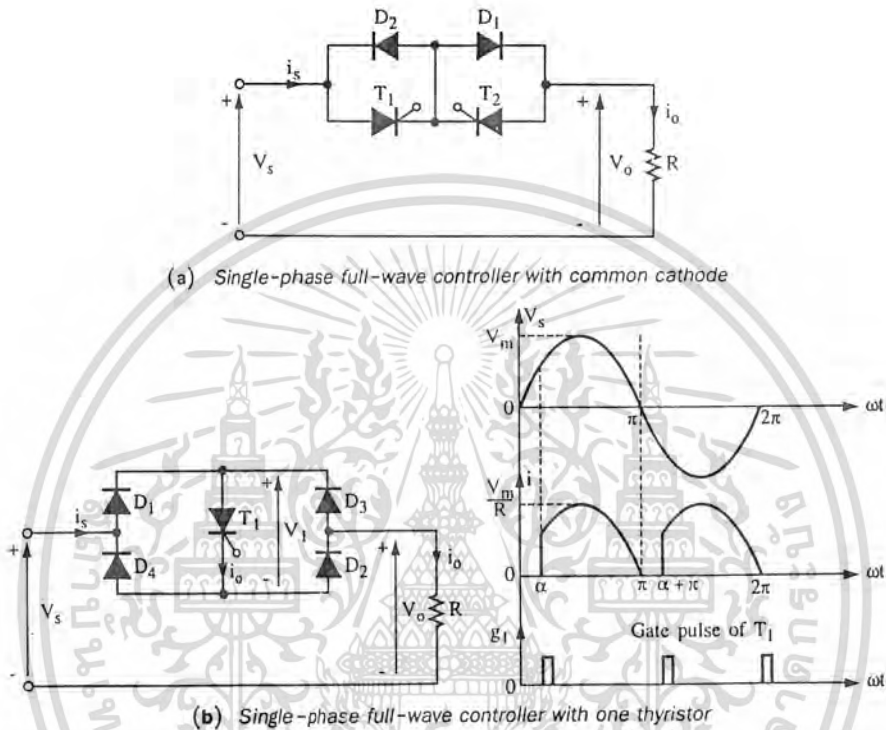
$$I_{o(RMS)} = \frac{V_{o(RMS)}}{R}$$

วงจรควบคุมแรงดันไฟสลับที่ควบคุมสองทาง ดังแสดงในรูป 30 (a) นั้น วงจรการจุดชนวนเกตต้องเป็นวงจรชนิดมีฉนวนกันระหว่างแคโทด เพราะถ้าไม่มีฉนวนกันไทรสเตอร์ทั้ง 2 ตัวไม่สามารถจะทำงานได้ เนื่องจากไทรสเตอร์ทั้ง 2 ตัวถูกตัดวงจรระหว่างแอนโอดกับแคโทด ในกรณีที่วงจรจุดชนวนเกตไม่มีฉนวนกันระหว่างแคโทด ต้องหลีกเลี่ยงไปใช้วงจรกำลังแบบอื่นๆ เช่น วงจรควบคุมแรงดันไฟสลับที่ต่อแคโทดร่วม ดังแสดงในรูป 31 (a) วงจรนี้ต้องมีไดโอด D1 และ D2 ต่อเพิ่มเข้าในวงจร เพื่อให้กระแสในครึ่งวัฏจักรบวกไหลผ่าน T<sub>1</sub> และ D<sub>1</sub> และให้กระแสในครึ่งวัฏจักรลบไหลผ่าน T<sub>2</sub> และ D<sub>2</sub> หรือวงจรควบคุมแรงดันไฟสลับที่ใช้ไทรสเตอร์ตัวเดียว ดังแสดงในรูป 31 (b) จะมีผลให้กระแสในครึ่งวัฏจักรบวกไหลผ่าน D<sub>1</sub>, T<sub>1</sub> และ D<sub>2</sub> เมื่อจุดชนวน T<sub>1</sub> ที่เวลา  $\omega t = 0 - \pi$  และกระแสในวัฏจักรลบจะไหลผ่านโหลดได้โดยผ่าน D<sub>3</sub>, T<sub>1</sub> และ D<sub>4</sub> เมื่อจุดชนวน T<sub>1</sub> ที่เวลา  $\omega t = \pi - 2\pi$  จะเห็นว่าไทรสเตอร์ T<sub>1</sub> นำกระแสทั้งในวัฏจักรบวกและวัฏจักรลบ

ข.) กรณีโหลดเป็นตัวต้านทานและตัวเหนี่ยวนำ เมื่อโหลดเป็นตัวต้านทานและเหนี่ยวนำ มุมเฟสของโหลด ( $\phi$ ) จะมีค่ามากกว่าศูนย์ ในกรณีนี้ค่าแรงดันไฟฟ้าใช้งานที่โหลดจะมีค่าสูงสุดเมื่อปรับมุมจุดชนวนเกต ( $\alpha$ ) เท่ากับมุมเฟสของโหลด ( $\phi$ ) สิ่งที่ต้องระวังสำหรับการสร้างสัญญาณจุดชนวนเกตในวงจรนี้คือ ถ้าเป็นสัญญาณพัลส์เดี่ยว (Single pulse) เมื่อปรับมุมจุดชนวน ( $\alpha$ ) เล็กกว่ามุมเฟสของโหลด ( $\phi$ ) จะเป็นผลให้ไทรสเตอร์นำกระแสได้เพียงตัวเดียวเท่านั้น แรงดันตกคร่อมโหลดจะกลายเป็นแรงดันไฟตรง ถ้านำวงจรไปประยุกต์ใช้งานในการควบคุมแรงดันด้านปฐมภูมิของหม้อแปลง จะมีผลให้ไทรสเตอร์หรือหม้อแปลงเสียหาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ได้เมื่อปรับมุมจุดชนวน ( $\alpha$ ) น้อยกว่ามุมเฟสของโหลด ( $\phi$ ) ในทางปฏิบัติจะใช้พัลส์ต่อเนื่องในการจุดชนวนทดแทนเพื่อป้องกันการเสียหายดังกล่าว ลักษณะของพัลส์ต่อเนื่องแสดงในรูป 31 (d) หรือเป็นพัลส์ที่มีความกว้างมาก (Long pulse) ดังรูป 31 (e)



รูปที่ 31 แสดงวงจรควบคุมไฟลดับแบบอื่นๆ

ลักษณะของวงจรเมื่อโหลดเป็นตัวเหนี่ยวนำแสดงในรูป 32 (a) , (c) และรูปคลื่นแรงดันไฟฟ้าใช้งานและกระแสไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส.ที่โหลดแสดงในรูป 32 (b)

การคำนวณค่าแรงดันไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส.ที่โหลด พิจารณาจากรูปคลื่นของวงจรในรูป 32 (b) จะเห็นว่ามุมจุดชนวนเกิดของไทรสเตอร์คือมุม  $\alpha$  และมุมหยุดนำกระแสของไทรสเตอร์คือ มุม  $\beta$  ดังนั้นสมการคำนวณค่าแรงดันไฟฟ้า อาร์เอ็มเอส ที่โหลดคือ

$$\begin{aligned}
 V_{o(mrs)} &= \sqrt{\frac{1}{\pi} \int_{\alpha}^{\beta} v_m^2 \sin^2 \omega t d\omega t} \\
 &= \left\{ \frac{v_m^2}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} (1 - \cos 2\omega t) d\omega t \right\}^{\frac{1}{2}}
 \end{aligned}$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$= \sqrt{\frac{1}{\pi} \left( \beta - \alpha + \frac{\sin 2\alpha}{2} - \frac{\sin 2\beta}{2} \right)}^{\frac{1}{2}}$$

$$\therefore V_{o(ms)} = \sqrt{\frac{1}{\pi} \left( \beta - \alpha + \frac{\sin 2\alpha}{2} - \frac{\sin 2\beta}{2} \right)}$$

เมื่อ  $\beta = \pi + \phi$

และ  $\phi = \tan^{-1} \left( \frac{\omega L}{R} \right)$

การคำนวณค่ากระแสไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส. ที่โหลด

พิจารณาวงจรในรูปที่ 33 (a) จะได้ว่า

$$L \frac{di}{dt} + R i_1 = \sqrt{2} v \sin \omega t \quad (13)$$

แก้สมการที่ (13) เพื่อหาค่ากระแส  $i_1$  ได้ว่า

$$i_1 = \frac{\sqrt{2}}{Z} v \sin(\omega t - \phi) + A_1 e^{-\left(\frac{Rt}{L}\right)}$$

หาค่าคงที่  $A_1$  เมื่อ  $\omega t = \alpha$  และ  $i_1 = 0$  จากสมการ  $i_1$  จะได้ว่า

$$A_1 = \frac{\sqrt{2}}{Z} v \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha)}{L\omega}\right)} \quad (14)$$

แทนค่า (14) ลงในสมการ  $i_1$  จะได้ว่า

$$i_1 = \frac{\sqrt{2}}{Z} v \left[ \sin(\omega t - \phi) - \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha - \omega t)}{L\omega}\right)} \right] \quad (15)$$

มุม  $\beta$  คือมุมหยุดนำกระแสของทรานซิสเตอร์  $T_1$  หาได้จากเงื่อนไขของกระแส  $i_1$  โดยที่  $(\omega t = \beta) = 0$  โดยแทนลงในสมการที่ (15) จะได้ความสัมพันธ์ดังนี้

$$\sin(\beta - \phi) = \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha - \beta)}{L\omega}\right)} \quad (16)$$

กระแสไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส. ที่ไหลผ่านทรานซิสเตอร์ได้จากสมการที่ (15) คือ

$$I_R = \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} i_1^2 d\omega t}$$

$$\therefore I_R = \frac{v}{Z} \left[ \frac{1}{\pi} \int_{\alpha}^{\beta} \left\{ \sin(\omega t - \phi) - \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha - \omega t)}{L\omega}\right)} \right\}^2 d\omega t \right]^{\frac{1}{2}} \quad (17)$$

กระแสไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส. ที่ไหลผ่านโหลดจะหาได้จากสมการต่อไปนี้

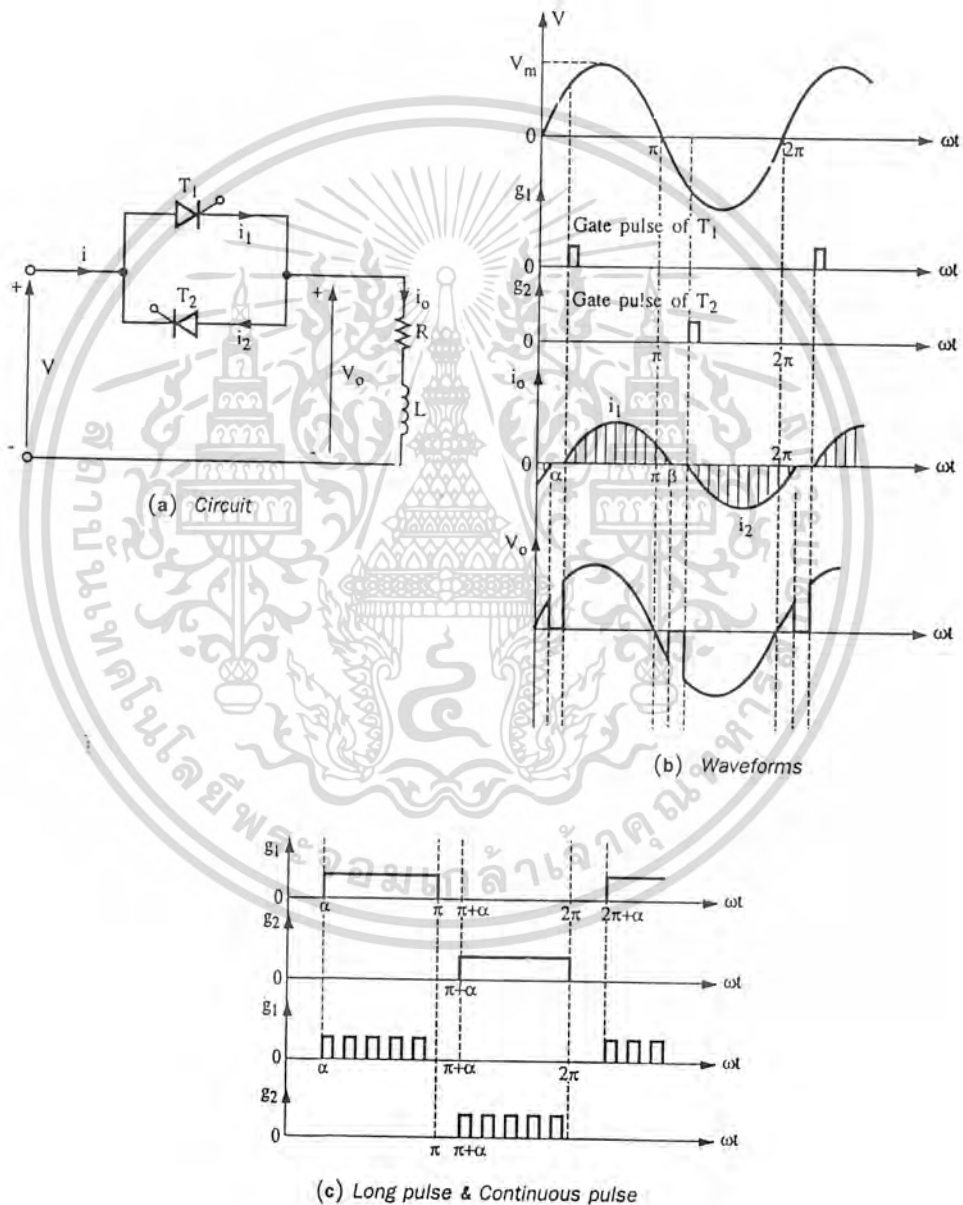
$$I_{o(ms)} = \sqrt{2} I_R \quad (18)$$

กระแสเฉลี่ยที่ไหลผ่านทรานซิสเตอร์ สามารถที่จะหาได้จากสมการที่ (15) ได้ดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการใช้งานเท่านั้น เมื่อผู้จัดทำเห็นจำเป็นต้องใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$I_A = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} i_1 d\omega t$$

$$\therefore I_A = \frac{V}{\pi Z \sqrt{2}} \int_{\alpha}^{\beta} \left[ \sin(\omega t - \phi) - \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R}{L} \left(\frac{\alpha}{\omega t}\right)\right)} \right] d\omega t \quad (19)$$



รูปที่ 32 วงจรควบคุมไฟสลับ 1 เฟส เมื่อโหลดเป็นตัวต้านทานและตัวเหนี่ยวนำและจุดชนวนเกต  
ที่มุม  $\alpha > \Phi$  ด้วยพัลส์เดี่ยวและพัลส์แบบอื่น ๆ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ข้อสังเกต 1) ถ้ามุม  $\alpha = \phi$  จากสมการ 16 จะได้ว่า

$$\sin(\beta - \phi) = \sin(\beta - \alpha) = 0$$

$$\text{และ } \beta - \alpha = \gamma = \pi \quad (20)$$

3) มุม  $\gamma$  คือจำนวนมุมนำกระแสของไทรสเตอร์จะมีค่าไม่เกิน  $\pi$  และถ้าทำการควบคุมมุมจุดชนวน ( $\alpha$ ) ไม่ให้น้อยกว่ามุมเฟสของโหลด ( $\phi$ ) ย่นการควบคุมมุมจุดชนวนการนำกระแสของไทรสเตอร์จะมีค่าดังสมการ คือ

$$\phi < \alpha < \pi \quad (21)$$

3) ถ้าจุดชนวนเกตที่มุม  $\alpha < \phi$  ด้วยพัลส์ต่อเนื่องหรือพัลส์ที่มีความกว้างมาก กระแสไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส. ที่โหลดจะไม่เปลี่ยนแปลงไปตามค่าของมุม  $\alpha$

จะเห็นว่าการใช้สมการ (17) และ (19) หาค่ากระแสที่ไหลผ่านไทรสเตอร์จะยุ่งยากมาก เนื่องจากสมการดังกล่าวยังไม่อยู่ในรูปแบบที่สะดวกต่อการนำไปใช้งาน ในทางปฏิบัตินิยมใช้กราฟความสัมพันธ์ระหว่างค่ากระแสไฟฟ้าอาร์.เอ็ม.เอส.ต่อหน่วย และค่ากระแสเฉลี่ยต่อหน่วยกับมุมจุดชนวนเกตของไทรสเตอร์ช่วยในการคำนวณหาค่ากระแส  $I_R$  และ  $I_A$  ได้อย่างรวดเร็ว ดังรูป 34 พิจารณาจากสมการกระแส  $I_R$  กำหนดให้ค่าฐานของกระแสคือ  $\frac{m}{Z}$  ดังนั้นจะได้ค่ากระแสไฟฟ้าใช้งานต่อหน่วย ( $I_{RN}$ ) คือ

$$I_{RN} = \left[ \int_{\alpha}^{\beta} \left[ \sin(\omega t - \phi) - \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha)}{L(\omega t)}\right)} \right]^2 d\omega t \right]^{\frac{1}{2}}$$

ซึ่งค่า  $I_{RN}$  สามารถหาได้จากกราฟรูปที่ 34(b) นั้นแสดงว่ากระแสไฟฟ้า อาร์.เอ็ม.เอส. ที่ผ่านไทรสเตอร์ ( $I_R$ ) หาได้จาก

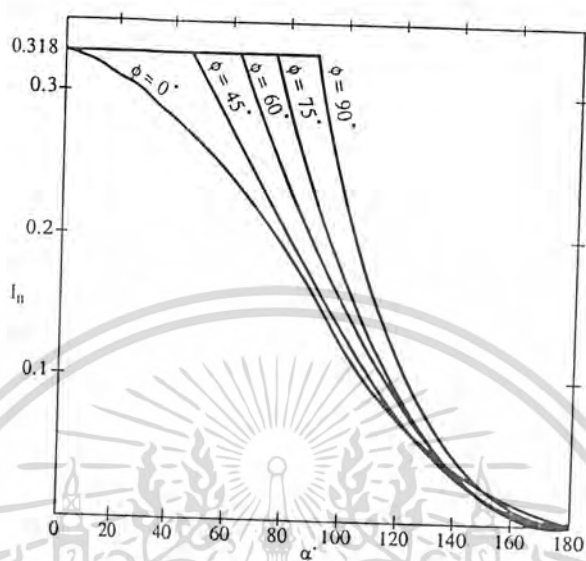
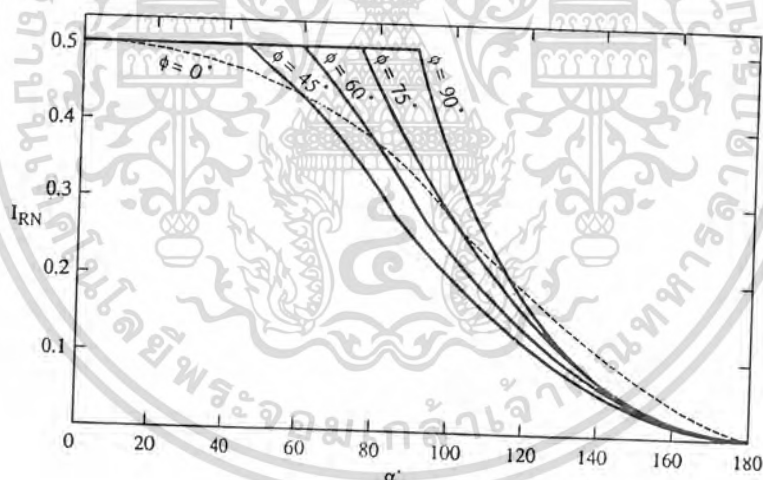
$$I_R = \frac{V_m}{Z} I_{RN}$$

ในทำนองเดียวกันค่ากระแสเฉลี่ยต่อหน่วย ( $I_N$ ) ที่ไหลผ่านไทรสเตอร์คือ

$$I_N = \frac{1}{2\pi} \int_{\alpha}^{\beta} \left[ \sin(\omega t - \alpha) - \sin(\alpha - \phi) e^{\left(\frac{R(\alpha)}{L(\omega t)}\right)} \right] d\omega t$$

ดังนั้นสามารถหาค่ากระแส  $I_N$  ได้จากกราฟรูปที่ 34(a) ค่ากระแสเฉลี่ยที่ไหลผ่านไทรสเตอร์จะได้ดังนี้

$$I_A = \frac{V_m}{Z} I_n$$

(a) กราฟความสัมพันธ์ของ  $I_n = f(\alpha)$ (b) กราฟความสัมพันธ์ของ  $I_{RN} = f(\alpha)$ 

### รูปที่ 33 แสดงกราฟของ $I_N$ และ $I_{RN}$ ที่ใช้คำนวณค่ากระแสไทรสเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.13 การออกแบบและการพันหม้อแปลงกระแส

หม้อแปลงกระแส เรียกว่า “เคอร์เรนต์ทรานสฟอร์มเมอร์” (CT : Current Transformer) จำเป็นจะต้องรู้องค์ประกอบหลายๆ อย่างที่เกี่ยวข้องพอสมควร เช่น

พิกัดกระแสสูงสุดที่ใช้งาน .....(A)

พิกัดกระแสสูงสุดของมิเตอร์ .....(A)

แรงดันตกคร่อมมิเตอร์ขณะวัดกระแสเต็มพิกัด .....(V)

การกำหนดพิกัดหรือขนาดของหม้อแปลงกระแส (CT : Current Transformer) กำหนดไว้ดังนี้

พิกัดกระแสสูงสุดที่ใช้งาน / พิกัดกระแสสูงสุดของมิเตอร์

เช่น 90/5, 100/5, 400/5, 500/5, 800/5, 1000/5, 1200/5, 1600/5, 2000/5, ฯลฯ

การหาแรงดันตกคร่อมมิเตอร์ขณะวัดกระแสเต็มพิกัด หาได้จาก

พิกัดกระแสสูงสุดของมิเตอร์ x ความต้านทานภายในของมิเตอร์

### 1) ขั้นตอนการออกแบบ

หาแรงดันตกคร่อมมิเตอร์ขณะใช้งานเต็มพิกัด  $= 5 \times 0.5 = 2.5 \text{ V}$

คำนวณหากำลังของหม้อแปลงกระแสจากสูตร  $P = U \cdot I$  .....(V-A)

$$P = 2.5 \times 5 = 12.5 \quad \text{.....(V-A)}$$

หาขนาดของพื้นที่หน้าตัดของแกนเหล็กจากสูตร  $A = 1.1 \cdot \sqrt{P}$  .....(ตร.ซม.)

$$A = 1.1 / \sqrt{2.5 \times 5} = 3.89 \quad \text{.....(ตร.ซม.)}$$

หาขนาดของแกนเหล็กโดยการหารากที่ 2 ของพื้นที่หน้าตัดจะได้  $\sqrt{3.89} = 1.97$  .(ตร.ซม.)

การพิจารณาเลือกขนาดของแกนเหล็ก ซึ่งควรเป็นแกนรูปตัว U , I ขนาด 2 ซม. แต่ในตลาดอาจไม่มีขายจึงควรหาแกนตัว E,I มาประยุกต์โดยตัดแบ่งครึ่ง และอัดซ้อนกันให้มีขนาดพื้นที่หน้าตัดตามที่คำนวณได้ในข้อ 3 โดยอาจเลือกแกนเหล็กขนาด 2.5 หรือ 3.125 ซม. ก็ได้

คำนวณหาจำนวนรอบของขดลวดที่ต่อกับมิเตอร์ ได้ดังนี้

$$U = 45/A \times U = 45/3.89 \times 2.5 = 28.9$$

จากจำนวนรอบที่คำนวณได้เมื่อกระแสที่ใช้งานเต็มพิกัด (Full Load) จะมีแรงดันตกคร่อมตัวหม้อแปลงกระแสเองทำให้แรงดันตกคร่อมมิเตอร์ลดลง การวัดค่ากระแสจะผิดพลาดอยู่ในเกณฑ์ต่ำกว่าความเป็นจริง จึงจำเป็นต้องเพิ่มแรงดันให้กับมิเตอร์ โดยการพันจำนวนรอบเพิ่มขึ้นตามหลักการส่งถ่ายกำลังไฟฟ้าสูงสุด (ความต้านทานภายในกับความต้านทานภายนอกจะเท่ากับแรงดันลดลงครึ่งหนึ่ง) แต่ประสิทธิภาพของหม้อแปลงกระแสจะดีกว่ามิเตอร์ที่ใช้วัด ดังนั้นในการพันจำนวนรอบเพิ่มขึ้นจะเพิ่มประมาณ 60- (80)% กรณีเพิ่ม 80% จะต้องพันขดลวดมิเตอร์

$$28.9 \times 1.8 = 52$$

หมายเหตุ หม้อแปลงกระแสขณะต่อใช้งานแต่ยังไม่ต่อเข้ามิเตอร์จะต้องต่อปลายสายทั้งสองข้างรวมกัน (Short Circuit)

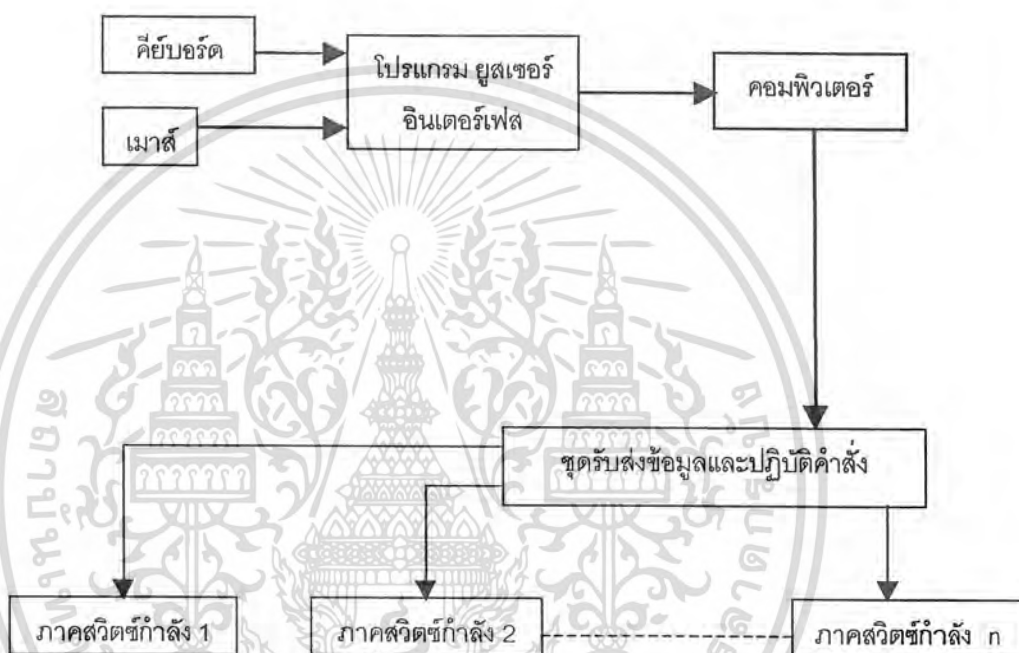
หาเบอร์ลวดที่จะใช้พันจากตารางการเทียบเบอร์ลวด ได้ดังนี้ #17 , #18 สำหรับขดลวดปฐมภูมิ (Primary Winding) จะเป็นสายประธานหรือสายเมน (Main) โดยร้อยสาย ผ่านแกนเหล็ก เราถือว่าเป็นการพันหนึ่งรอบ

หากเราต้องการนำเอาหม้อแปลงกระแสขนาด 100/5 ไปใช้กับมิเตอร์ขนาด 50 A เราสามารถทำได้ โดยการพันสายประธานหรือสายเมน (Main) รอบแกนเหล็กสองรอบและต้องจ่ายภาระทางไฟฟ้า ไม่เกิน 50 A

### บทที่ 3

#### บล็อกไดอะแกรมและการทำงานของเครื่องควบคุมไฟเวที

บล็อกไดอะแกรมส่วนหลักๆ แสดงดังรูปที่ 34 ในบทนี้จะอธิบายถึงรายละเอียดปลีกย่อยในแต่ละชุดของบล็อกไดอะแกรม



รูปที่ 34 แสดงบล็อกไดอะแกรมหลักของเครื่องควบคุมไฟเวที

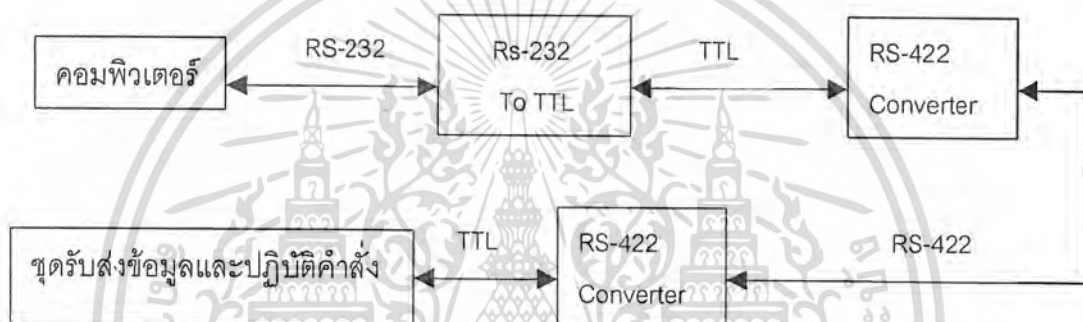
#### 3.1 ภาค คีย์บอร์ด เมาส์ โปรแกรมยูสเซอร์อินเตอร์เฟส และคอมพิวเตอร์

ในภาคนี้จะมีส่วนที่สำคัญคือ โปรแกรมยูสเซอร์อินเตอร์เฟส ซึ่งจะมีหน้าที่รับคำสั่งจากคีย์บอร์ด และ เมาส์ แล้วสั่งให้คอมพิวเตอร์ประมวลผลคำสั่งนั้นแล้ว ส่งออกพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์เพื่อส่งให้ ชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่งและผู้ใช้จะสารถควบคุมหลอดไฟทั้งหมด รวมทั้งกำหนดคุณสมบัติต่างๆของหลอดไฟ เช่น แรงดันสูงสุดที่หลอดในดวงนั้นหรือกลุ่มนั้นทนได้รวมถึงการอ่านค่ารูปแบบอัตโนมัติที่จัดเก็บเป็นไฟล์ไว้มาสั่งให้เครื่องควบคุมไฟเวทีทำงานตามที่ได้จัดทำไว้ก่อนแล้ว จากโปรแกรมนี้

#### 3.2 ภาคการติดต่อระหว่างคอมพิวเตอร์กับชุดรับส่งข้อมูล

การติดต่อระหว่างคอมพิวเตอร์กับชุดรับส่งข้อมูลจะใช้การติดต่อแบบอนุกรม ทางพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์ โดยปกติคอมพิวเตอร์จะส่งข้อมูลของพอร์ตอนุกรมเป็นมาตรฐานเอกสารนี้เป็นเอกสารที่ส่งมอบไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้เข้าใช้ระบบนี้แล้ว ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สัญญาณแบบ RS-232 ซึ่งสามารถรับส่งข้อมูลอนุกรมในระยะทางได้เพียง ไม่เกิน 50 ฟุต และ อัตราการรับส่งข้อมูลสูงสุดเพียง 20,000 บิตต่อวินาที จึงต้องนำสัญญาณนี้ผ่านวงจร แปลงสัญญาณจาก RS-232 เป็นRS-422 เพื่อให้สามารถรับส่งข้อมูลได้ไกลมากขึ้น และยังเป็น การประหยัดสายสัญญาณที่เดินจากคอมพิวเตอร์มายังชุดรับส่งสัญญาณด้วย เพราะใช้สายสัญญาณ เพียง 4 เส้น และลดปัญหาเรื่องสัญญาณรบกวนได้ แต่เนื่องจากวงจรแปลงสัญญาณเป็น RS-422 ต้องการสัญญาณอินพุตเป็นระดับที่ทีแอด การต่อใช้งานจริงจึงต้องแปลงสัญญาณ RS-232 เป็น สัญญาณในระดับ ทีทีแอดก่อนที่จะส่งให้กับภาค RS-422 Converter ลักษณะของการเชื่อมต่อ บล็อกไดอะแกรมแสดงดังรูปที่ 35



รูปที่ 35 การแปลงสัญญาณ RS-232 เป็น RS-422

### 3.2.1 วงจร RS – 232 to RS – 422 Converter

จากบล็อกไดอะแกรมรูปที่ 36 สัญญาณข้อมูลที่เป็นระดับ RS – 232 ซึ่งรับส่งอยู่ ระหว่างคอมพิวเตอร์กับวงจรรวมเบอร์ MAX 232 โดย MAX 232 จะมีหน้าที่ แปลงสัญญาณระดับ RS – 232 ที่รับเข้ามาจากคอมพิวเตอร์ ไปเป็นสัญญาณในระดับ TTL และในเวลาเดียวกัน MAX – 232 สามารถที่จะแปลงข้อมูลระดับ TTL ไปเป็นระดับ RS – 232 ได้ ด้วยเพราะการทำงานทั้ง 2 หน้าที่นั้นจะแยกจากกันอิสระ

วงจรรวม เบอร์ SN75176 มีหน้าที่แปลงสัญญาณระดับ TTL ไปเป็นระดับ RS – 422 หรือ แปลงสัญญาณระดับ RS – 422 ไปเป็น TTL การทำงานดังกล่าวจะต้องเลือกจะทำให้ วงจรรวม SN75176 ตัวนั้น ๆ ทำงานในแบบใด เพราะวงจรรวมภายในของ SN75176 มีเพียง ชุดเดียว เมื่อ คอมพิวเตอร์ส่งข้อมูลที่เป็น ระดับ RS – 232 ออกมา วงจรรวม MAX 232 จะทำการแปลงระดับสัญญาณข้อมูลดังกล่าวไปเป็นระดับ TTL แล้วส่งเข้าสู่วงจรรวม SN75176 ที่ทำหน้าที่แปลงสัญญาณระดับ TTL ไปเป็นระดับ RS – 422 สัญญาณระดับดังกล่าวจะส่งไปยังภาครับที่เป็นชุดควบคุมภาคกำลังที่เวที โดยผ่านสาย twist pair แบบ UTP

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในขณะเดียวกันหากชุดควบคุมภาคกำลัง ที่เวทีต้องการที่จะส่งข้อมูลให้คอมพิวเตอร์ ก็จะส่งข้อมูลในระดับ RS - 422 มาบนสายเกลียวคู่ ซึ่งมีชื่อว่า RX + , RX- สัญญาณดังกล่าวจะถูกส่งเข้าสู่วงจรรวม SN75176 ที่ทำหน้าที่แปลงสัญญาณระดับ RS - 422 เป็นระดับ TTL จากนั้นส่งเข้าสู่วงจรรวม MAX 232 เพื่อแปลงระดับสัญญาณเป็น RS - 232 เพื่อส่งเข้าคอมพิวเตอร์ต่อไป

ในขณะที่สัญญาณมีการเข้าออกตัววงจรรวม MAX 232 จะสั่งให้ LED 1 กระพริบเพื่อแสดงการแลกเปลี่ยนข้อมูลระหว่างคอมพิวเตอร์ กับชุดควบคุมภาคกำลัง

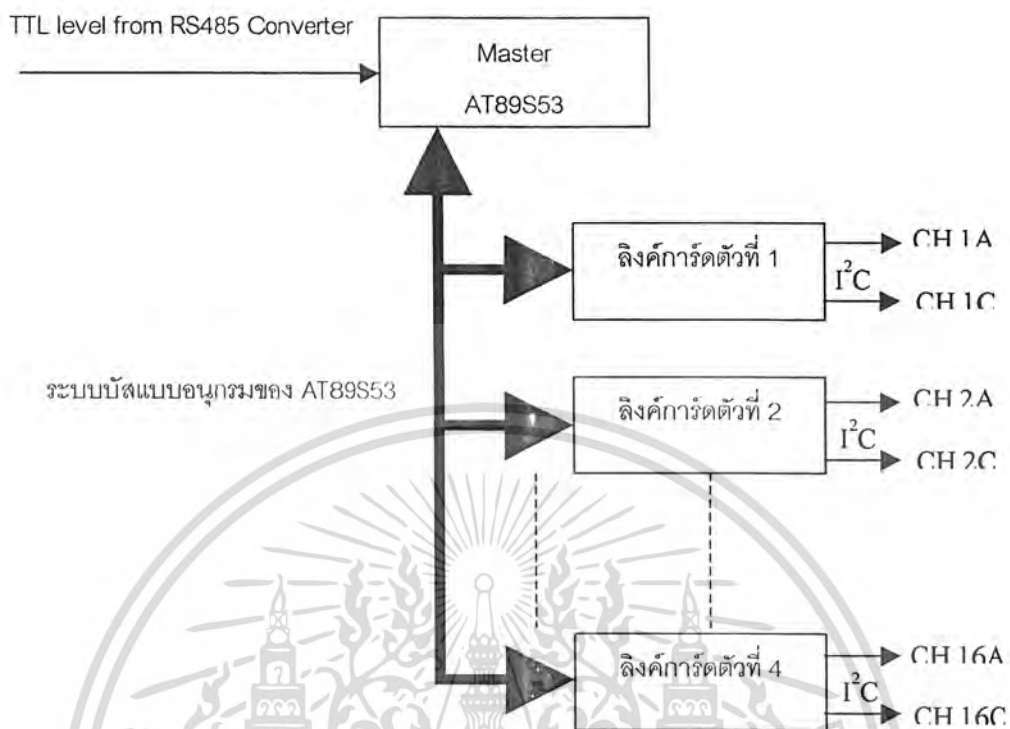
### 3.3 ภาคชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่ง

ชุดรับข้อมูลจะอยู่ที่หน้าเวที มีหน้าที่รับส่งข้อมูลระหว่างคอมพิวเตอร์ และจัดการเกี่ยวกับการสั่งชุดหรีไฟ ซึ่งเรียกว่า เพาเวอร์แพคซึ่งจะรับคำสั่งจากชุดรับข้อมูลนำมาสั่ง ภาคสวิทช์กำลังเพื่อควบคุมกระแสและแรงดันที่จ่ายให้หลอดซึ่งเป็นหลอดไฟต่อไป

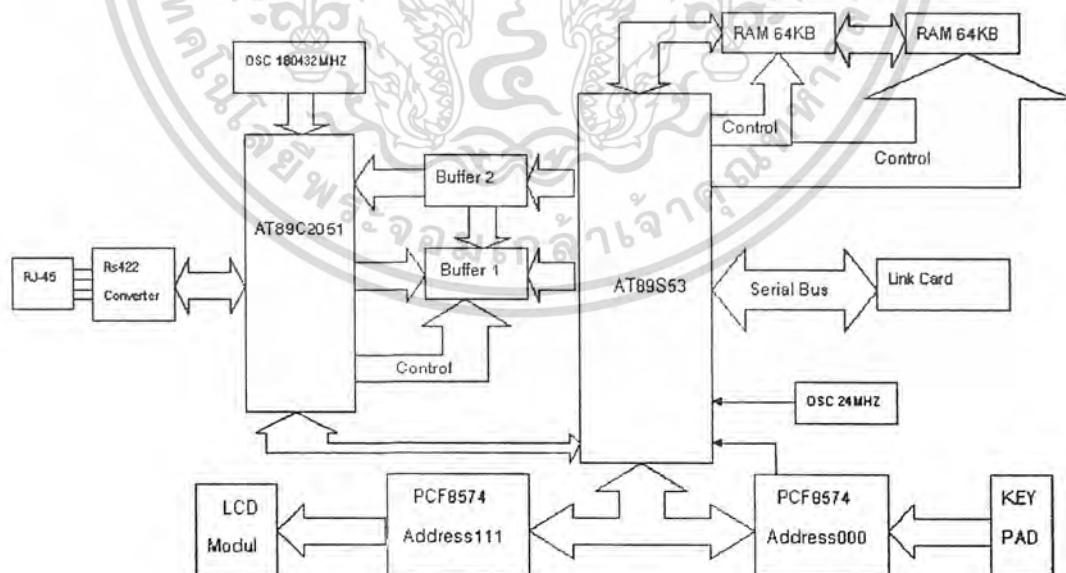
ส่วนประกอบหลักของชุดรับข้อมูลคือ ไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ AT89S53 ซึ่งในที่นี้เรียกว่ามาสเตอร์ (Master) ทำหน้าที่รับส่งข้อมูล กับคอมพิวเตอร์ และทำหน้าที่จัดการ การส่งข้อมูลให้กับชุดเพาเวอร์แพค การส่งข้อมูลให้ชุดเพาเวอร์แพคจะใช้ระบบวิธีการส่งข้อมูลแบบไอแอสคิวซีบัส โดยไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ AT89S53 จะส่งสัญญาณข้อมูลให้กับวงจรรสร้างสัญญาณ ไอแอสคิวซีบัส ซึ่งในที่นี้เรียกว่า ลิงค์การ์ด (Link Card) เพื่อติดต่อกับชุดเพาเวอร์แพคต่อไป โดยลิงค์การ์ดจะมีไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ AT89C2051 ทำหน้าที่จัดการในหน้าที่ต่างๆ ได้แก่ การแปลงสัญญาณแบบอนุกรมเป็น ไอแอสคิวซีบัส และประมวลคำสั่งต่างๆที่รับมาจาก ตัวมาสเตอร์ เพื่อนำไปสั่งควบคุมชุดเพาเวอร์แพคต่อไป โดยมาสเตอร์สามารถที่จะรับและส่งข้อมูลหรือคำสั่งกับไมโครคอนโทรลเลอร์ได้ตลอดเวลา ในส่วนของชุดรับส่งสัญญาณและปฏิบัติคำสั่งนี้สามารถที่จะต่อลิงค์การ์ดได้ทั้งหมด 4 ตัว การต่อลิงค์การ์ดจะต่อแบบขนานกันไปได้ไม่เกิน 4 ตัว และในแต่ละการ์ดจะมีช่องสำหรับต่อบัสแบบไอแอสคิวซีบัส ได้ 4 ช่องดังรูปที่ 35 การเชื่อมต่อของบล็อกไดอะแกรมในชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่งแสดงดังรูปที่ 36

เมื่อคอมพิวเตอร์ส่งข้อมูลผ่านมาทางสายเกลียวคู่ซึ่งเป็นข้อมูลระดับ RS - 422 สัญญาณข้อมูลดังกล่าวจะส่งเข้าสู่วงจรรวม SN75176 เพื่อแปลงระดับสัญญาณเป็น TTL และส่งเข้าสู่ไมโครคอนโทรลเลอร์ AT89C2051 เมื่อ AT89C2051 ได้รับข้อมูลแล้วจะส่งข้อมูลไปให้หน่วยพักข้อมูลที่ Buffer 1 และสั่งให้ Buffer 1 เก็บข้อมูล จากนั้น AT89C2051 จะส่งสัญญาณขัดจังหวะ AT 89S53 ไปบน Flag Bus เพื่อบอกให้ AT89S53 รับรู้ว่าข้อมูลส่งมาให้ AT89S53 จะทำการตั้งเปิดเส้นทางข้อมูลของ Buffer 1 เพื่อให้ข้อมูลเข้ามาแล้วจะอ่านเข้าไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 36 การเชื่อมต่อภายในของบล็อกไดอะแกรมในชุดลิงค์การ์ดและปฏิบัติคำสั่ง



รูปที่ 37 การเชื่อมต่อภายในของบล็อกไดอะแกรมในชุดรับส่งข้อมูลและปฏิบัติคำสั่ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประมวลผลต่อไป เมื่อ AT89S53 อ่านข้อมูลเสร็จแล้วจะส่งสัญญาณสถานะไปบอกให้ AT89C2051 รับทราบว่าการอ่านข้อมูลเสร็จสิ้นแล้ว หาก AT89C2051 มีข้อมูล ชุดต่อไปที่ส่งให้อีก ก็จะทำกาการส่งสัญญาณต่าง ๆ เหมือนดังข้างต้นต่อไป

เมื่อ AT89S53 ต้องการส่งข้อมูลไปให้คอมพิวเตอร์ จะเริ่มต้นกระบวนการคือ AT89S53 จะส่งข้อมูลไปเก็บไว้ในหน่วยพักข้อมูลที่ 2 (Buffer 2) และตามด้วยการส่งสัญญาณไปขัดจังหวะ AT89C2051 เมื่อ AT89C2051 รับการขัดจังหวะ จะส่งสัญญาณไปเป็นเส้นทางข้อมูลของหน่วยพักข้อมูลที่ 2 แล้วอ่านข้อมูลส่งออกไปทาง พอร์ต อนุกรมเข้าสู่วงจรรวม SN75176 เพื่อแปลงระดับสัญญาณเป็น RS-422 และส่งไปที่คอมพิวเตอร์ต่อไป

เมื่อมีการกด Key ใด ๆ PCF8574 จะส่งสัญญาณไปขัดจังหวะ AT89S53 จะอ่านข้อมูลทาง I2C Bus จาก PCF8574 ที่ตำแหน่ง 71H, แล้วนำข้อมูลไปประมวลผลต่อไป

เมื่อ AT89S53 จะส่งข้อมูลให้ LCD จะกระทำผ่าน PCF8574 ที่ตำแหน่ง 76H ด้วยระบบ I2C BUS ซึ่ง LCD จะใช้การติดต่อ ข้อมูลแบบครึ่งละ 4 Bit เมื่อประหยัดจำนวนของ PCF8574

สำหรับการส่งข้อมูลระหว่าง AT89S53 กับ I2C BUS Drive จะใช้วิธีการส่งข้อมูลทางพอร์ตอนุกรม ด้วยความเร็ว 750 kbps

### 3.4 ภาคสวิตซ์กำลัง

ภาคสวิตซ์กำลังจะประกอบด้วยส่วนสำคัญ 2 ส่วนคือ

#### 3.4.1 วงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาลอก

อุปกรณ์หลักที่ทำหน้าที่นี้คือวงจรรวมเบอร์ TDA8444 ซึ่งการต่อใช้งานจะใช้กับบัสระบบไอแอสควซี ซึ่ง TDA8444 หนึ่งตัวมีเอาต์พุตที่แยกอิสระกันถึง 8 ช่อง และเมื่อต่อในระบบบัสแบบ I<sup>2</sup>C จะสามารถต่อ TDA8444 นี้ได้ถึง 8 ตัวในบัสเดียวกัน ดังนั้นจะพบว่าบัส ไอแอสควซีหนึ่งเส้นสามารถที่จะควบคุมหลอดไฟได้ทั้งหมด 64 ช่อง นอกจากนี้ถึงคาร์ท 1 ตัว จะมีบัสแบบ I ไอแอสควซี อยู่ 4 บัส ทำให้ถึงคาร์ท 1 ตัวสามารถที่ต่อ หลอดไฟได้ทั้งหมด 256 ช่อง

คุณสมบัติของ TDA8444

เป็นวงจร D/A ขนาด 6 Bit จำนวน 8 ช่อง

สามารถปรับการแกว่งของแรงไฟที่เอาต์พุตได้

เอาต์พุตเป็นแบบวงจร พุชพูล

มีวงจรป้องกันเอาต์พุตลัดวงจร

ย่านการทำงานไฟเลี้ยงกว้าง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

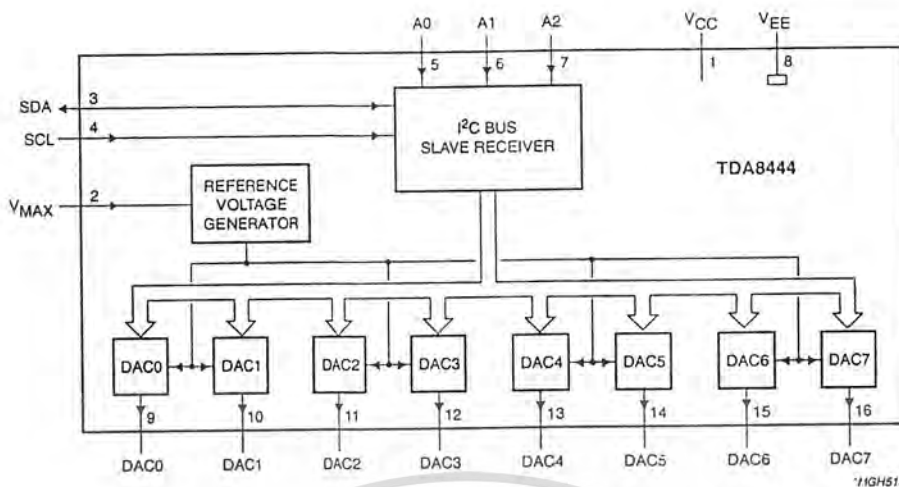


Fig.1 Block diagram.

รูปที่ 38 บล็อก ไดอะแกรมภายใน TDA8444

3.4.2 การติดต่อกับ TDA844

TAD8444 จะทำงานเป็นเพียงตัวรับข้อมูลได้อย่างเดียวเท่านั้น โดยมีรูปแบบของขบวนการสัญญาณ ดังรูปที่ 39

Table 1 I<sup>2</sup>C-bus format (see note 1)

|   |                    |   |                         |   |                       |   |   |
|---|--------------------|---|-------------------------|---|-----------------------|---|---|
| S | 0 1 0 0 A2 A1 A0 0 | A | I3 I2 I1 I0 SD SC SB SA | A | X X D5 D4 D3 D2 D1 D0 | A | P |
|---|--------------------|---|-------------------------|---|-----------------------|---|---|

Note

1. S = START condition; A2 to A0 = programmable address bits; A = Acknowledge; I3 to I0 = Instruction bits; SD to SA = subaddress bits; X = don't care; D5 to D0 = data bits; P = STOP condition.

รูปที่ 39 รูปแบบข้อมูลที่ใช้ติดต่อกับ TDA8444

หมายเลขตำแหน่งที่สามารถกำหนดได้ คือ

TDA8444 และ TDA8444AT : 40H,42H,44H,46H,4ah,4CH และ 46H

TDA8444T : 48H,4AH,4CH และ 46H (ขา A2 ต้องเป็น 1 เสมอ)

คำสั่งที่ใช้ได้คือ 00H ถึง 0FH, F0H ถึง FFH

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ถ้าหากป้อนคำสั่งนอกเหนือจาก 4 คำสั่งนี้ TDA8444 จะไม่ปฏิบัติตามคำสั่งนั้น ๆ แต่จะยังคงสร้างสัญญาณบิตรับรู้

สำหรับคำสั่ง 0 จะมีผลคือเมื่อป้อนข้อมูลที่ต้องการแปลง เพียงข้อมูลเดียว TDA8444 จะทำการแปลงออกทาง เอาต์พุตตั้งแต่ช่องที่ระบุเป็นคำสั่ง และจะเพิ่มหมายเลขช่องอดีโนมิติ เช่น หากป้อนข้อมูลให้คำสั่งเป็น 0 และตำแหน่งของช่องเอาต์พุตเป็น 02H และข้อมูลที่ต้องการแปลงคือ 32. จะได้ผลคือ TDA8444 จะทำการแปลงข้อมูล 32 เป็นระดับแรงไฟที่ ช่อง 02 ไปจนถึง ช่อง 07

ส่วนคำสั่ง F จะมีผลคือการป้อนข้อมูลในแต่ละชุด TDA8444 จะทำการข้อมูลดังกล่าว ให้ออกที่ช่องเอาต์พุตเฉพาะที่ระบุมา ตามคำสั่งเพียงช่องเดียวเท่านั้น เช่น เมื่อป้อนขบวนคำสั่ง ดังต่อไปนี้ คำสั่งคือ F และตำแหน่งช่องเป็น 07 ข้อมูลคือ 20 ผลที่ได้คือ TDA8444 จะทำการแปลงข้อมูล 20 เป็นระดับออกที่ช่อง 07 เพียงช่องเดียว

### 3.5 วงจรควบคุมความสว่าง

ทำหน้าที่จำกัดกระแสและแรงดันซึ่งจะแปรผันตามค่าแรงดันควบคุมที่ส่งมาจากวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นแอนาลอก อุปกรณ์หลักของวงจรนี้คือ วงจรรวมเบอร์ TCA785 ซึ่งเป็น ไอซีที่ใช้สำหรับงานควบคุมเฟสโดยเฉพาะซึ่ง การทำงานจะอาศัยหลักการของการทริกขาเกตของ เอสซีอาร์ ให้นำกระแสที่เฟสต่างๆ ของคลื่นแรงดัน ไฟสลับที่จ่ายให้กับหลอดไฟ

บล็อกไดอะแกรมการเชื่อมต่อภายในของชุดเพาเวอร์แพคเกจแสดงดังรูปที่ 40

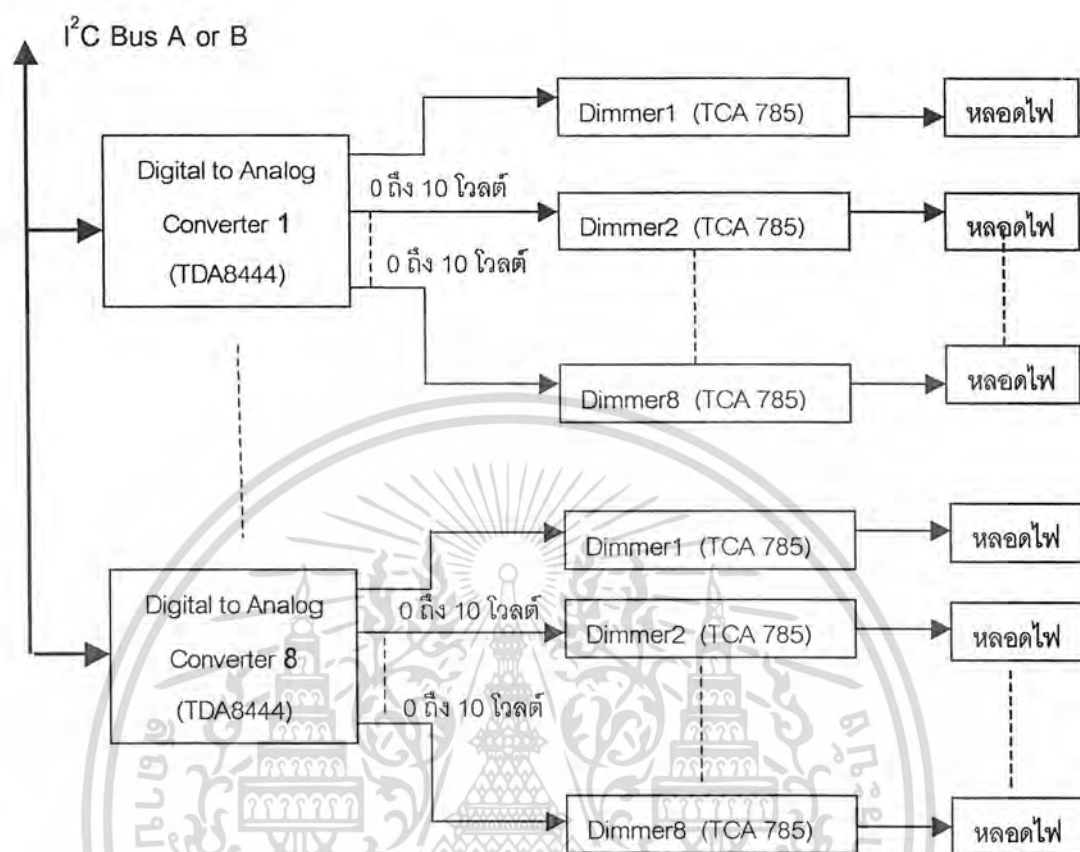
### 3.6 การนำไอซีสำเร็จรูปมาใช้ในส่วนของวงจรควบคุม

ในส่วนของวงจรควบคุมนั้นก็ คือ วงจรที่ใช้ในการสร้างสัญญาณจุดชนวนให้แก่ ไทริสเตอร์ เป็นวงจรที่แยกออกมาจาก ส่วนของวงจรกำลัง วงจรควบคุมนี้อาจ สร้างมาจาก วงจร Transistor หรือจาก OP-AMP ในส่วนของ ชุดควบคุมความสว่าง ในโครงการนี้จะใช้ IC ที่มีหน้าที่ในการควบคุมเฟสโดยเฉพาะ คือ IC เบอร์ TCA 785 ซึ่ง TCA 785 นี้เป็นอุปกรณ์หลักในการสร้างสัญญาณจุดชนวนให้กับไทริสเตอร์

#### 3.6.1 คุณสมบัติของ TCA 785

เป็นวงจรรวมที่ผลิตขึ้นใช้ในงาน การควบคุมเฟสโดยเฉพาะ สามารถใช้ได้กับ ระบบไฟหนึ่ง เฟส และระบบไฟ สาม เฟสสามารถปรับมุมจุดชนวนเกต ได้ตั้งแต่ 0 องศา ถึง 180 องศา และยังสามารถสร้างลักษณะของพัลส์ได้หลายรูปแบบ ตามแต่ลักษณะของโหลด ใช้งานได้ดีในย่านความถี่ระหว่าง 10 HZ ถึง 500 Hz ต้องการ ไฟเลี้ยงกระแสตรงขนาด 8 โวลต์ ถึง 18

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 40 บล็อกไดอะแกรมการเชื่อมต่อภายในของชุดเพาเวอร์แพค

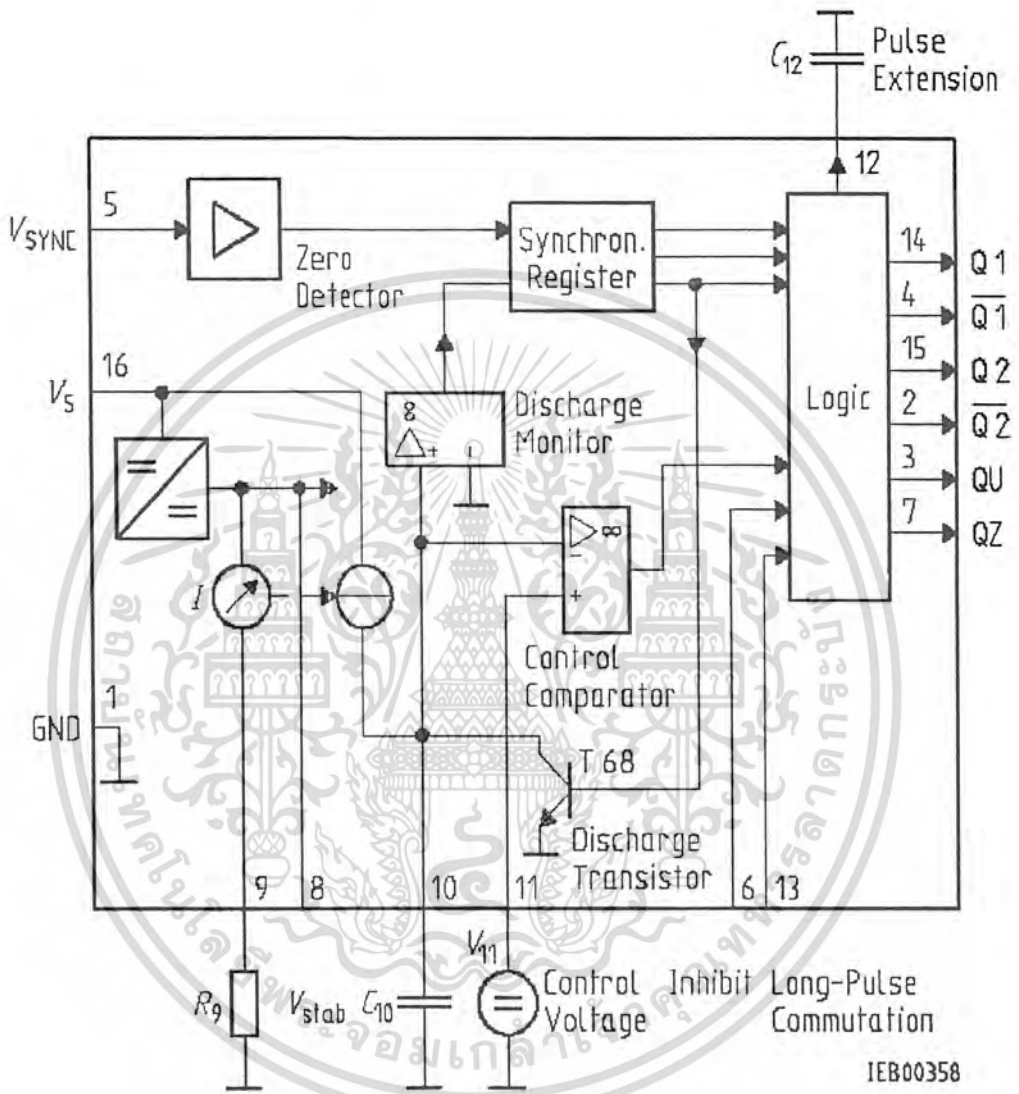
โวลต์ ใช้งานได้ในอุณหภูมิ  $-25$  องศาเซลเซียส ถึง  $+85$  องศาเซลเซียส กินกระแสไฟฟ้าประมาณ  $4.5 \text{ mA}$ .  $-10 \text{ mA}$  อินเทอร์เฟซได้โดยตรงกับลอจิกเกตที่ใช้แรงดัน  $+15$  โวลต์ (เช่น CMOS) สามารถจ่ายกระแสไฟฟ้ออกที่ขา 14 และ 15 ได้ประมาณ  $250 \text{ mA}$ . สัญญาณทางด้านออกมีทั้งแบบปกติ และ แบบกลับสัญญาณ มี Inhibit Function ควบคุมการกำเนิดสัญญาณ และสามารถใช้งานในลักษณะ การตรวจจับจุด 0 ได้อีก ด้วย

### 3.6.2 การทำงานของ TCA-785

สร้างภายในของ TCA 785 ซึ่งเป็นวงจรรวมแบบ LSI มี 16 ขา บรรจุแบบตัวถังพลาสติก ขา 16 คือ  $+V_s$  รับแรงดันไบอัสในย่าน  $+8$  โวลต์ ถึง  $+18$  โวลต์ โดยขา 1 เป็นจุดกราวด์ แรงดันควบคุมภายในเป็นแรงดันอ้างอิง คือ  $V_{ref}$  ประมาณ  $3.1 \text{ V}$  วัดได้ที่ขา 8 โดยตัว  $C_8$  ทำหน้าที่ป้องกันสัญญาณรบกวน ขา 5 คือขาที่รับแรงดันซิงโครไนซ์ ( $V_{syn}$ ) ซึ่งเป็นแรงดันไฟสลับจากแหล่งจ่ายไฟสลับที่ต่อกับวงจรภาคกำลัง โดยที่ต่อนิวตรอนกับขา 1,  $R_9$  คือตัวต้านทานที่ใช้ในการสร้าง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สัญญาณลาดเอียง และ  $C_{10}$  คือตัวเก็บประจุสัญญาณลาดเอียงต่อกับขา 9 และ 10 ตามลำดับ ค่าของ  $C_{10}$  มีค่าในช่วง 500 pf ถึง 1 uf และ  $R_9$  ที่เหมาะสมในช่วง 3 กิโลโอห์ม ถึง 300 กิโลโอห์ม



รูปที่ 41 แสดง โครงสร้างภายในของวงจรรวมเบอร์ TCA785

ค่า  $R_9$  และ  $C_{10}$  จะเป็นตัวกำหนดขนาดของสัญญาณลาดเอียง ( $V_{10}$ ) ถ้า  $R_9$  และ  $C_{10}$  มีค่ามากความลาดเอียงของ  $V_{10}$  จะมีค่ามากตามไปด้วย ขา 11 คือขาที่ต่อแรงดันควบคุมเป็นแรงดันไฟตรงที่สามารถปรับค่าได้แรงดันควบคุม ( $V_{11}$ ) นี้จะถูกป้อนเข้าขาบวก (+) ของออปแอมป์เปรียบเทียบกับสัญญาณควบคุมในรูปที่ 39 โดยเทียบกับแรงดัน  $V_{10}$  เพื่อกำหนดขนาด ของมุมจุดขนวนทางด้านออกของวงจร ดังแสดงในรูปที่ 40 จะเห็นว่าสัญญาณทางด้านออกของวงจรอยู่ที่เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ขา 14 และ ขา 15 โดยพัลส์ที่ขา 15 จะทำงานในช่วงเวลา  $\omega_1 = 0$  องศา ถึง 180 องศา และ พัลส์ที่ขา 14 จะทำงานในช่วงเวลาที่  $\omega_1 = 180$  องศา ถึง 360 องศา ขนาดความกว้างของพัลส์ทางด้านออกคือ  $\beta$  ปกติถ้าไม่ต่อ  $C_{12}$  จะมีค่า  $\beta = 30\text{us}$  แต่สามารถเปลี่ยนค่า  $\beta$  ได้โดยใช้ค่า  $C_{12}$  ต่อเข้ากับขา 12 ดังแสดงความสัมพันธ์ของค่า  $C_{12}$  กับค่าของ  $\beta$  ในตารางที่ 8 สำหรับ ขา 2 และ ขา 4 คือ สัญญาณกลับของ  $V_{15}$  และ  $V_{14}$  สัญญาณลักษณะพัลส์เดี่ยวที่มีค่า  $\beta = 30\text{ us}$  จะเกิดได้โดยไม่ต้องทำการต่อ  $C_{12}$  เข้าที่ขา 12 แต่ถ้าต้องการ พัลส์ทางด้านออกเป็นพัลส์ยาวสามารถทำได้โดยต่อขา 12 กับจุดกราวด์และถ้าต้องการให้สัญญาณออก ที่ขา 2 และขา 4 เป็นพัลส์ยาวด้วยจะต้องต่อขา 13 เข้ากับจุดกราวด์ด้วย ดังรูปคลื่นที่แสดงในรูปที่ 42

|                    |    |     |     |     |     |      |
|--------------------|----|-----|-----|-----|-----|------|
| $C_{12}$ (pf)      | 0  | 150 | 220 | 330 | 680 | 1000 |
| Pulse width ( us ) | 30 | 93  | 137 | 205 | 422 | 620  |

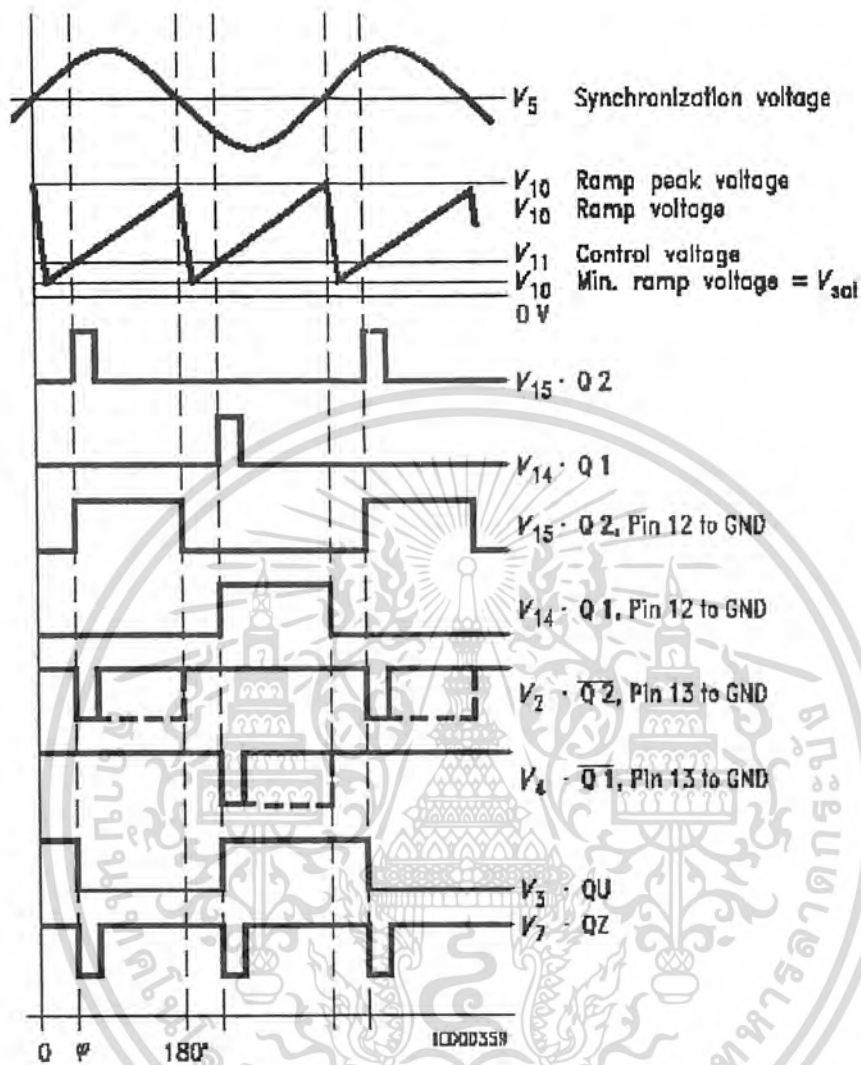
ตารางที่ 8 แสดงความสัมพันธ์ของความกว้างของพัลส์ด้านออกกับค่า  $C_{12}$

### 3.6.3 ลักษณะของพัลส์ด้านออกชนิดต่างๆ

การสร้างพัลส์ด้านออกให้มีรูปร่างแตกต่างกันนั้น ขึ้นอยู่กับชนิดของโหลดในวงจรที่ทรานซิสเตอร์นั้นต่อควบคุม โหลดอยู่ ลักษณะของพัลส์มีหลายรูปแบบดังรูปที่ 42 มีรายละเอียดดังต่อไปนี้

- 1) Short pulse ( $\beta = 30 - 100\text{ us}$ ) สำหรับโหลดที่เป็นตัวต้านทาน
- 2) Long pulse ( $\beta = 100\text{ us} - 1\text{ ms}$ ) สำหรับโหลดที่เป็นตัวต้านทานที่กินกระแสสูงๆ หรือ โหลดที่เป็นตัวเหนี่ยวนำ
- 3) Continuous pulse ( $\beta = 180\text{ องศา} - \text{alpha}$ ) สำหรับโหลดที่เป็นตัวเหนี่ยวนำที่มีค่าเหนี่ยวนำ (L) สูงมากๆ
- 4) Combined pulse สำหรับวงจรที่มีการเปลี่ยนแปลงของกระแสเกต ( $\frac{di}{dt} = 1$  จนถึง 3 A /  $\mu\text{S}$ ) หรือใช้สำหรับจุดชนวน ทรานซิสเตอร์ที่มีการต่อแบบอนุกรมกัน
- 5) Double pulse ใช้สำหรับวงจรจุดชนวน ทรานซิสเตอร์ในวงจร 3 เฟสแบบบริดจ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 42 รูปคลื่นสัญญาณด้านเข้าและด้านออกที่สำคัญของวงจรรวมเบอร์ TCA-785

### 3.6.4 หลักการทำงานของชุดควบคุมความสว่าง

ดังที่ได้กล่าวมาแล้วว่าชุดควบคุมความสว่างนั้น ประกอบด้วย วงจรกำลัง และวงจรควบคุม จากหลักการที่กล่าวถึงมาแล้วในตอนต้น เมื่อนำมาออกแบบวงจรควบคุมความสว่างจึงได้มาเป็นวงจรดังรูปที่ 43 และรูปที่ 44 จากวงจรในรูปที่ 43 สัญญาณซิงค์จากหม้อแปลงทางด้านทุติยภูมิจะผ่าน  $R_2$  เพื่อทำการลดขนาดของสัญญาณเอาต์พุตที่จะนำมาใช้จะได้มาจากขา 14 ( $Q_1$ ) และ ขา 15 ( $Q_2$ ) ของวงจรรวมเบอร์ TCA 785 ทั้งสองขานี้จะทำงานสลับกัน คนละครึ่งรอบของสัญญาณไซน์ โดยต่อผ่าน ไดโอด  $D_3$  และ  $D_4$  เพื่อป้องกันไม่ให้แรงดันที่อาจไหลย้อนกลับมาจากเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อีกเอาต์พุตหนึ่ง ขนาดของแรงดันที่จุดนี้จะถูกจำกัดด้วย  $R_1$  ก่อนที่จะเข้า LED ของออปโตคัปเปลอร์  $IC_3$  และ  $IC_4$  เบอร์ 4N40 โดยกำหนดให้มีกระแสไหลผ่าน LED ไม่เกิน 15mA ตัวต้านทานปรับค่าได้  $VR_1$  จะทำหน้าที่ในการปรับความลาดชันของสัญญาณลาดเอียง (Ramp Signal) ภายใน TCA 785 ซึ่งจะมีผลต่อการปรับมุมทริกเอสซีอาร์ให้เป็นไปได้เร็วหรือช้า ในขณะที่ทำการปรับแรงดันควบคุมที่ขา 11 ของ TCA785 โดยแรงดันที่ป้อนให้ขานี้ได้มาจากวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นแอนะล็อกโดยวงจรรวมเบอร์ TDA8444 ออปโตคัปเปลอร์เบอร์ 4N40 นั้นทำหน้าที่ในการแยกไฟแรงดันต่ำออกจากไฟแรงดันสูง ด้วยการเชื่อมโยงทางแสงกับไฟไดโอด SCR โดยจัดให้มีขดลวดทุติยภูมิของหม้อแปลงได้แรงดันไฟสลับ 12 โวลต์ จำนวนสองชุด จากหม้อแปลงตัวเดียวกันกับที่ใช้เป็นแหล่งจ่ายสัญญาณซิงค์ให้กับ TCA785 ขดลวดทุติยภูมิทั้งสองชุดนี้นั้นจะทำหน้าที่เป็นแหล่งจ่ายไฟให้สัญญาณทริกทั้งรอบบวก และรอบลบของสัญญาณไซน์ ลักษณะของการต่อขดลวดทุติยภูมิทั้งสองชุดนั้นจะมีหลักเกณฑ์ในการต่อโดยเฉพาะ ซึ่งจะขอกกล่าวถึงในหัวข้อถัดไป ในส่วนของวงจรทางด้านไฟแรงดันสูงนั้นจะมีค่าของตัวต้านทานที่สามารถปรับเปลี่ยนได้ ให้สอดคล้องกับคุณสมบัติของเอสซีอาร์ แต่ละตัวได้นั้นก็คือ RG ซึ่งตัวต้านทาน RG นี้ จะทำหน้าที่ในการจำกัดกระแสเกตที่จะป้อนให้กับเอสซีอาร์ สำหรับซีเนอร์ไดโอด  $ZD_1$  และ  $ZD_2$  นั้นใช้ในการรักษาระดับแรงดันให้มีความคงที่เพื่อไม่ให้เกินอัตราที่จะทนได้ ทางด้านขาเกตของ เอสซีอาร์

### 3.6.5 การหาขั้วของหม้อแปลง

โดยปกติทั่วไปแล้วหม้อแปลงเป็นอุปกรณ์ที่ใช้กับไฟฟ้ากระแสสลับ ไม่จำเป็นที่จะต้องคำนึงถึงขั้ว แต่สำหรับในวงจรของชุดควบคุมความสว่างนี้นั้น มีความจำเป็นที่จะต้องทำการหาขั้วของหม้อแปลง เนื่องจากได้มีการจัดวงจรการทริก SCR แบบตัวต่อตัวเพื่อที่จะทำการลดกำลังงานที่จะสูญเสียไปที่ขาเกต ดังนั้นจึงต้องมีการกำหนดขั้วให้กับหม้อแปลง จากวงจรในรูปที่ 4.4 ที่สัญลักษณ์ของหม้อแปลงจะมีจุดสีดำปรากฏอยู่ ซึ่งหมายถึงการเปรียบเทียบกันแล้วว่า ขดลวดขดต่างๆมีความต่างเฟสกันอยู่ประมาณศูนย์องศา มีวิธีการขั้วของหม้อแปลงดังต่อไปนี้

- 1) ทดลองจ่ายแรงดันไฟฟ้ากระแสสลับเข้าที่ขดลวดปฐมภูมิ ในที่นี้คือ ขด 220V
- 2) นำขดลวดทุติยภูมิ ในที่นี้คือขด 12 โวลต์ ทั้งสองขด โดยนำขั้วใดขั้วหนึ่ง

ของแต่ละขดมาต่อกันแล้วเอาโวลต์มิเตอร์วัดแรงดันที่ปลายที่เหลือของขดลวด ถ้าแรงดันที่วัดได้มีค่าประมาณ 24 โวลต์ แสดงว่าปลายทั้งสองของขดลวดที่วัดอยู่นั้นมีขั้วต่างกัน แต่ถ้าค่าแรงดันที่วัดได้นั้นมีค่าประมาณศูนย์โวลต์ แสดงว่าปลายของขดลวดที่วัดอยู่นั้นมีขั้วที่เหมือนกัน ในขั้นตอนต่อไปต้องใช้ความระมัดระวังในการหาขั้วของหม้อแปลง เนื่องจากจะต้องทำการหาขั้วของขดลวดปฐมภูมิ ขดลวด 220 โวลต์ โดยใช้วิธีการเดียวกันกับการหาขั้วที่ขดลวดทุติยภูมิ คือวัดค่า

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

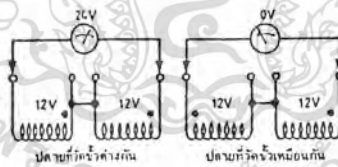
ถ้าแรงดันที่วัดอยู่นั้นมีค่ามากกว่า 220 โวลต์ จะมีขั้วที่ต่างกัน แต่ถ้าแรงดันที่วัดได้มีค่าลดลงต่ำกว่า 220 โวลต์ จะมีขั้วเหมือนกัน เวลานำไปใช้งานให้ปลดจุดที่ต่อกันในคอนหาขั้วออกก่อน ไม่งั้นหม้อแปลงจะไม่แยกไฟแรงดันสูงออกจากไฟแรงดันต่ำ

3.6.6 การหาค่า  $R_G$  ที่ใช้ในการจำกัดกระแสเกต

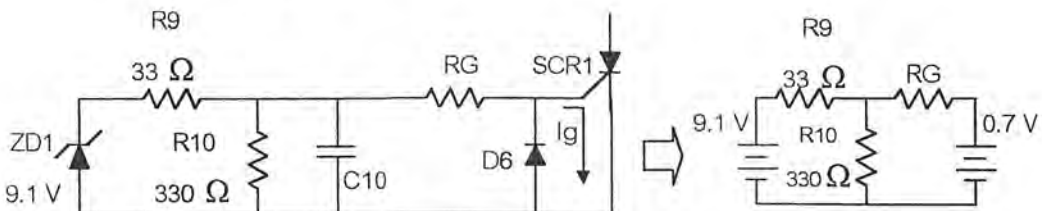
เนื่องจากเอสซีอาร์ มีโครงสร้างที่ขาเกตเปราะบางฉะนั้นแล้วจึงต้องมีการระมัดระวังเป็นพิเศษ ในวงจรในรูปที่ 4.3 นั้น ไดโอด  $D_6$  และ  $D_7$  จะมีหน้าที่ในการป้องกันแรงดันย้อนกลับที่อาจจะหลงเข้ามาทำอันตรายกับขาเกตได้ด้วยสาเหตุใดก็ตาม  $D_6$  และ  $D_7$  จะทำการตัดวงจรที่ขาเกตทันที นอกจากนี้ยังมีอุปกรณ์ที่มีหน้าที่ในการป้องกันวงจรเกตนั้นก็คือ  $R_G$  จะช่วยในการจำกัดกระแส และแรงดันให้มีขนาดที่เหมาะสม จากรูปที่ 4.5 นั้นเป็นบางส่วนของวงจรทรานซิสเตอร์ ทำการเขียนให้ดูง่ายขึ้น เพื่อนำมาใช้ในการคำนวณด้วยรูปทางขวามือ สามารถแสดงสมการที่ใช้ในการคำนวณหาค่า  $R_G$  ได้ดังนี้

$$\begin{aligned} R_9 I + R_{10}(I - I_G) &= 9.1 \\ R_{10}(I_G - I) + R_G I_G &= -0.7 \end{aligned}$$

ซึ่ง  $I_G$  สามารถหาค่าได้จากคู่มือของ SCR

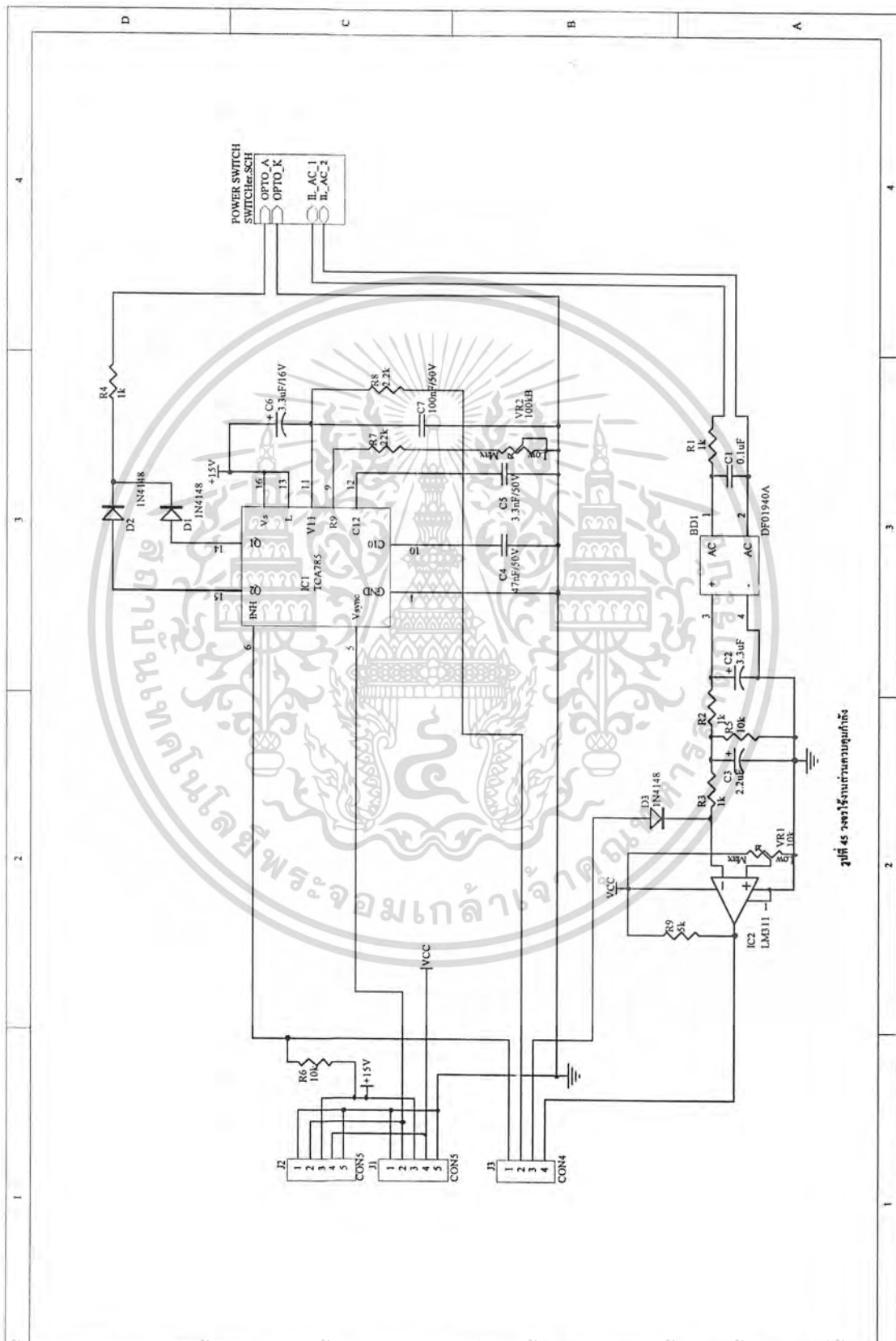


รูปที่ 43 แสดงวิธีการตรวจหาขั้วของหม้อแปลง



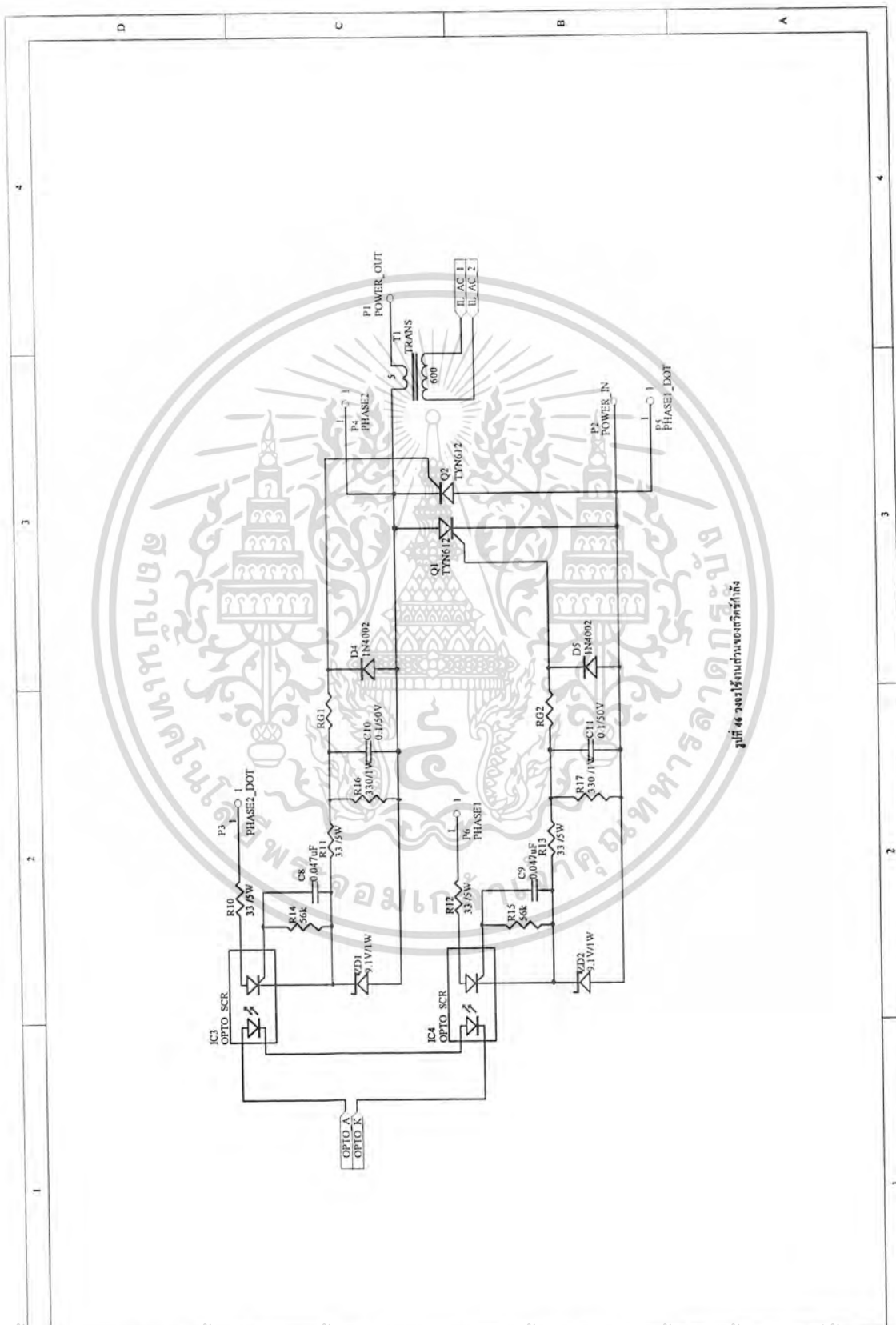
รูปที่ 44 แสดงการคำนวณหาค่า  $R_G$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ๕ วงจรใช้ร่วมกับควบคุมกำลัง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 46 วงจรโวลเทจเฟสล็อก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้拿去ใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.7 ซอฟต์แวร์ส่วนของ Main CPU

ซอฟต์แวร์ในส่วนนี้จะเขียนด้วยภาษาแอสเซมบลีจะมีซอฟต์แวร์อยู่ด้วยกันทั้งหมด 3 ชุดด้วยกันคือ

1. ชุดของไมโครคอนโทรลเลอร์ จะทำหน้าที่ในการรับส่งข้อมูล ระหว่างคอมพิวเตอร์กับ ไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ AT89S53
2. ชุดของไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ AT89S53 จะเป็นส่วนของโปรแกรมที่ทำหน้าที่ในการจัดการกับหน่วยความจำ และการประมวลผลข้อมูลที่จะติดต่อกับ ภาค I<sup>2</sup>C Bus Driver
3. ชุดของไมโครคอนโทรลเลอร์ เบอร์ AT89C2051 ที่จะทำหน้าที่ในการสร้างสัญญาณข้อมูลบน I<sup>2</sup>C Bus

### 3.8 ซอฟต์แวร์ส่วนของหน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์

จะทำหน้าที่ในการรับข้อมูลจากผู้ใช้ แล้วนำมาทำการประมวลผล หลังจากนั้นจะทำการส่งข้อมูลออกไปโดยทำการส่งข้อมูลออกทางพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์ เขียนด้วยโปรแกรมวิซวลเบสิก

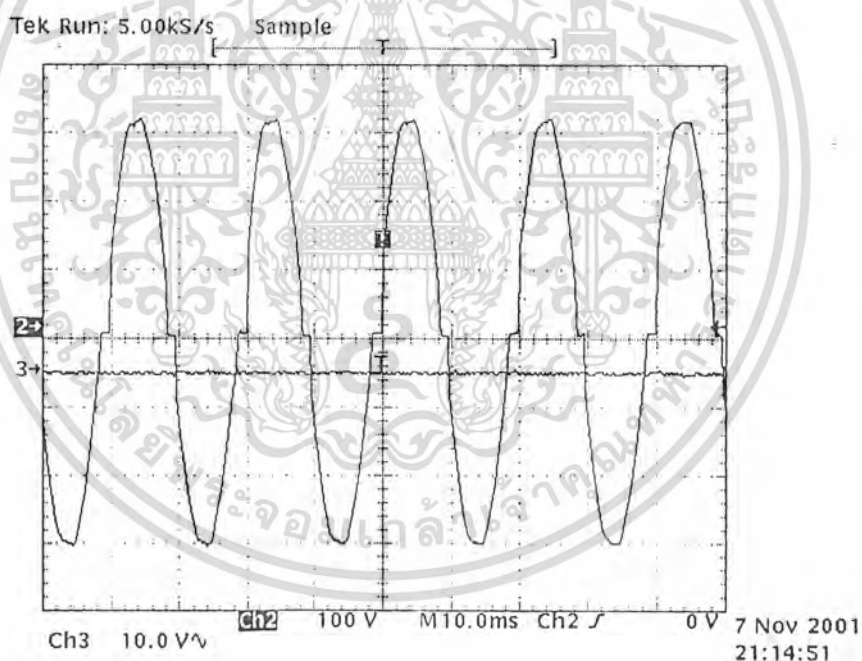


## บทที่ 4

### ผลการทดลอง

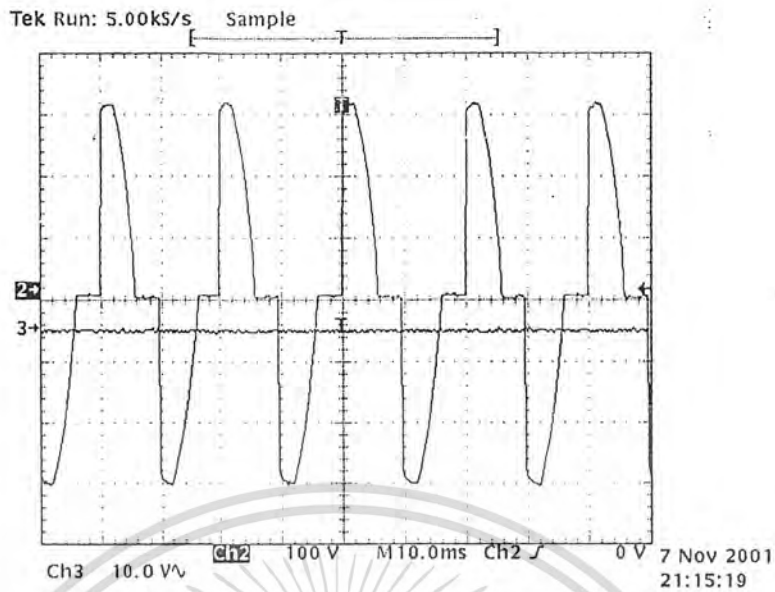
#### 4.1 ผลการทดลองวงจรควบคุมความสว่าง

สามารถทำการควบคุมความสว่างของหลอดไฟได้โดย เปลี่ยนมุมจุดชนวนที่กำหนดให้กับไทรสเตอร์ การเปลี่ยนมุมจุดชนวนของไทรสเตอร์ทำได้โดยการปรับแรงดันควบคุมที่ขา 11 ของไอซี TCA785 ถ้าต้องการให้หลอดไฟมีความสว่างสูงสุด ให้ป้อนแรงดันควบคุมที่ขา 11 เท่ากับ ศูนย์โวลต์ แสดงว่าไทรสเตอร์ถูกจุดชนวนที่มุมศูนย์องศา ที่หลอดไฟจะได้รับแรงดันไฟฟ้าเต็มที่มีค่าเท่ากับ 220 โวลต์ ถ้าป้อนแรงดันควบคุมเท่ากับ 5 โวลต์ ไทรสเตอร์จะถูกจุดชนวนที่มุม 90 องศา หลอดไฟจะมีความสว่างลดลงเหลือเพียงครึ่งหนึ่ง หรือเหลือเพียง 50 เปอร์เซ็นต์ และถ้าต้องการให้หลอดไฟดับสนิท ให้ป้อนแรงดันควบคุมเท่ากับ 10 โวลต์

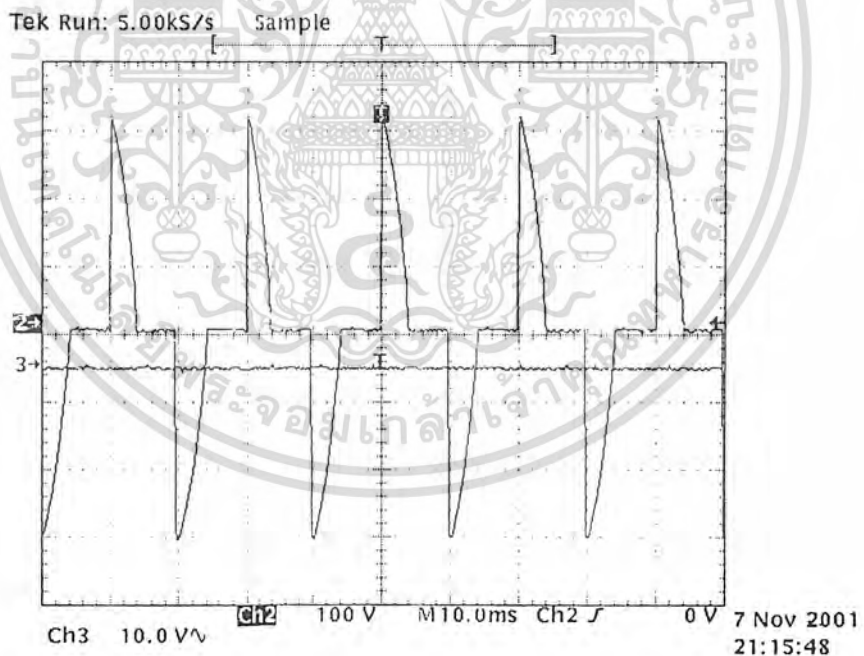


รูปที่ 47 รูปคลื่นแรงดันคร่อม โหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 0 องศา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

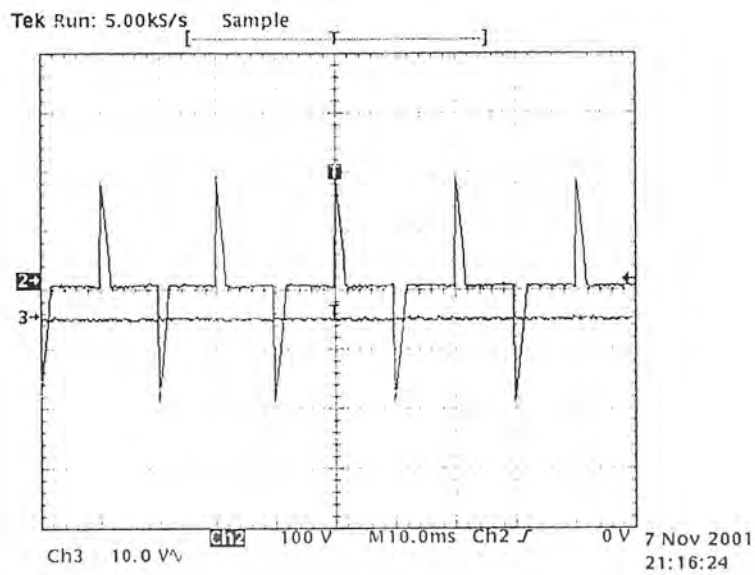


รูปที่ 48 รูปคลื่นแรงดันรวมโหนดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 45 องศา

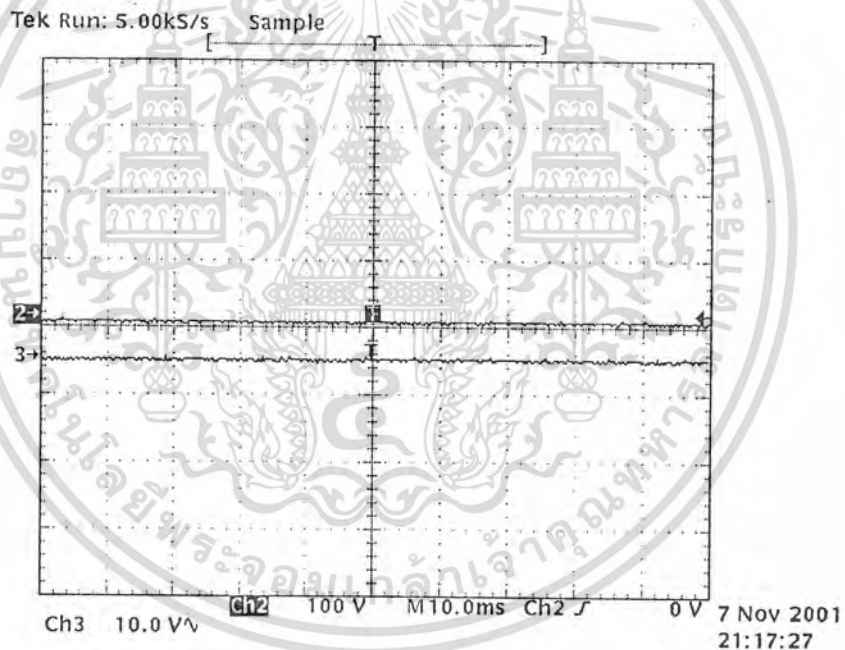


รูปที่ 49 รูปคลื่นแรงดันรวมโหนดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 90 องศา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 50 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 135 องศา



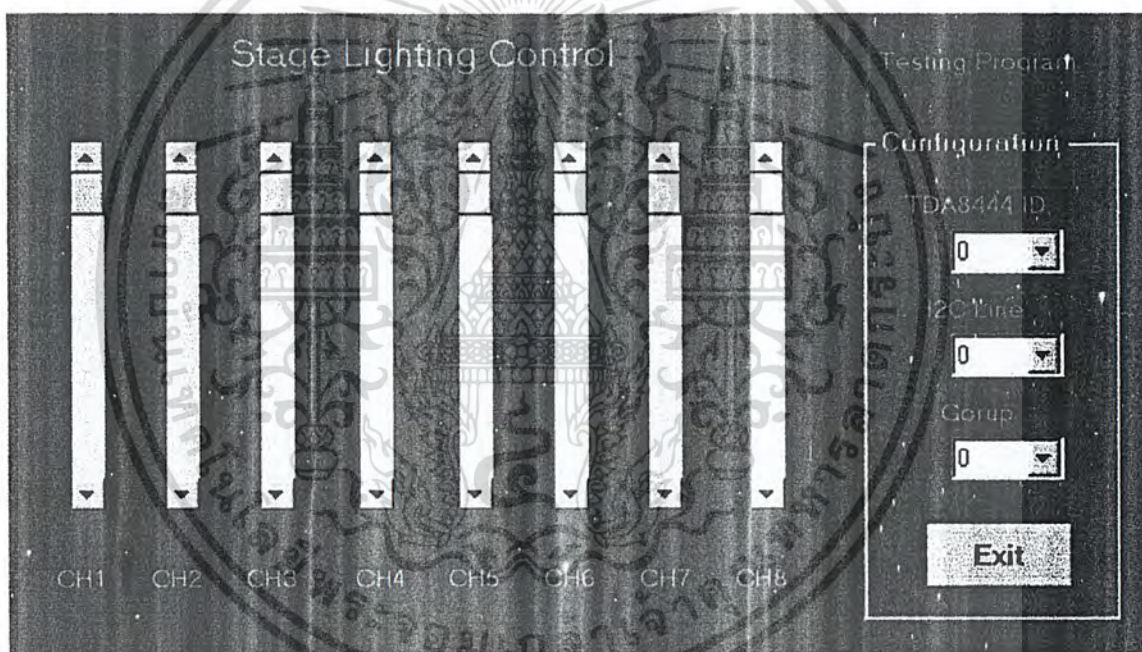
รูปที่ 51 รูปคลื่นแรงดันตกคร่อมโหลดเมื่อกระตุ้นเอสซีอาร์ที่มุมประมาณ 180 องศา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.2 หน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์และการใช้งาน

หน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์ประกอบด้วยส่วนต่างๆดังต่อไปนี้

- 1.แถบไสลดมีจำนวนทั้งหมด 8 ช่อง ประกอบไปด้วย CH1 – CH8ใช้ในการควบคุมความสว่างโดยการเลื่อนขึ้นหรือลง
- 2.TDA8444 IDใช้สำหรับกำหนดให้หน้าจอนี้ควบคุมคิมเมอร์แพกชุดใด
- 3.I2C Lineใช้สำหรับกำหนดให้หน้าจอนี้เลือกใช้ช่องสัญญาณในการส่งข้อมูลไปยังคิมเมอร์แพกชุดใด
- 4.Groupใช้สำหรับกำหนดให้หน้าจอนี้ควบคุมคิมเมอร์แพกกลุ่มใด



รูปที่52 แสดงภาพหน้าจอควบคุมที่คอมพิวเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.2.1 ขั้นตอนการใช้งานโปรแกรมควบคุม

##### 1. ทำการติดตั้งโปรแกรม STL.exe โดย

1.1 ถ้ามี โปรแกรมวิซวลเบสิก-6 สามารถทำการเปิด โปรแกรม STL.exe ได้ทันที

1.2 ถ้าไม่มี โปรแกรมวิซวลเบสิก-6 ให้ทำการติดตั้ง ไฟล์mscomm32.ocxไว้ใน

window และ system ที่อยู่ใน window

2. ต่อสายสัญญาณ RS-232 จากคอมพิวเตอร์เข้ากับวงจรถอนเวอร์เตอร์

3. ต่อสายสัญญาณจากวงจรถอนเวอร์เตอร์เข้ากับชุดคอนโทรลยูนิต

4. ต่อสายสัญญาณจากชุดคอนโทรลยูนิต เข้ากับชุดคิมเมอร์แพก

5. ปรับดิพสวิทช์ของชุดคิมเมอร์แพกไปที่ตำแหน่ง 0000

6. เปิดโปรแกรม STL.exe

7. กำหนดค่าให้ TDA8444 ID ไว้ที่ตำแหน่ง 0

8. กำหนดค่าให้ I2C Line และ Group ไว้ที่ 0

9. ทำการต่อ โหลดเข้ากับชุดคิมเมอร์แพก

10. เปิดสวิทช์ของ วงจรถอนเวอร์เตอร์ คอนโทรลยูนิตและคิมเมอร์แพก พร้อมใช้งาน

#### 4.3 สรุป

จากการทำงานของโครงการสามารถทำงานได้อย่างถูกต้องตามคำสั่ง แต่ถ้าต้องการให้มีการส่งคำสั่งด้วยความเร็วที่สูงขึ้น เพื่อต้องการให้สามารถที่จะทำการควบคุมความสว่างเป็นไปอย่างรวดเร็ว ไม่สามารถทำได้เนื่องจากสาเหตุที่เกี่ยวกับช่วงเวลาในการแปลงข้อมูลของวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาล็อกยังมีความเร็วต่ำอยู่ อีกส่วนหนึ่งเป็นผลมาจากความเร็วในการทำงานของซีพียูหลักยังถือว่ามีความเร็วต่ำอยู่ ดังนั้นการที่จะทำให้การควบคุมความสว่างเป็นไปอย่างรวดเร็ว รับข้อมูลได้อย่างต่อเนื่อง จะต้องทำให้ซีพียูมีความเร็วในการทำงานเพิ่มมากขึ้น หรืออาจเพิ่มจำนวนซีพียูหลักให้มีจำนวนมากขึ้นเพื่อทำการแบ่งหน้าที่การทำงาน

#### 4.4 แนวทางการพัฒนา

1. ออกแบบซอฟต์แวร์ให้มีความรัดกุมเพิ่มมากขึ้น

2. เพิ่มจำนวนของซีพียู หรือเพิ่มความเร็วในการทำงานของซีพียู

3. หากต้องการให้ชุดควบคุมความสว่างสามารถจ่ายกำลังงาน ได้มากขึ้นให้ทำการเปลี่ยนเอสซีอาร์ให้มีความถี่กระแสทำงานที่มากขึ้น

4. ในส่วนของวงจรตรวจสอบกระแสเกินหากต้องการให้ตรวจสอบกระแสเกินมากกว่า 10แอมแปร์ให้เปลี่ยนเคอร์เรนทร์านส์ฟอร์มเมอร์ให้มีความถี่กระแสที่สูงขึ้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5. อาจเพิ่มวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาล็อกให้วงจรตรวจสอบกระแสเกิน เพื่อให้สามารถกำหนดแรงดันอ้างอิงได้โดยตรงจากซอฟต์แวร์

6. ทำการปรับปรุงออกแบบให้เคอร์เรนซ์ทรานส์ฟอร์มเมอร์ให้มีความเป็นเชิงเส้นมากขึ้น โดยอาจเพิ่มจำนวนรอบของขดลวดทุติยภูมิให้มากขึ้น



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บรรณานุกรม

1. Dominique Paret , Carl Fanger ,**The I<sup>2</sup>C Bus From Theory to Practice** , Philips Semiconductor ,Zurich Switzerland : JOHN WILEY & SONS
2. Frederick F. Driscoll , **Data Communication** : Harcourt Brace Jovanovich Publisher
3. Data Handbook IC12 2000 ,**Display Drivers and I<sup>2</sup>C – bus Peripherals** : Philips
4. กฤษดา ใจเย็น , อรรถพล บุญชะโกศา , ชัยวัฒน์ ถิมพรจิตรวิไล , **เรียนรู้และปฏิบัติการเชื่อมต่อคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ภายนอก** ,กรุงเทพฯ : บริษัท อิน โนเวตีฟ เอ็กเพอริเมนต์ จำกัด
5. คู่มือไอซี ไมโครคอนโทรลเลอร์ **MCS – 51** : บริษัท อีทีที จำกัด
6. ชัยยงค์ แก้วมงคล , นภัทร วัจนเทพินทร์ , **อิเล็กทรอนิกส์กำลัง 1 ( วงจรคอนเวอร์เตอร์ )** , กรุงเทพฯ : บริษัท สกายบุคส์ จำกัด , พิมพ์ครั้งที่ 1 พฤษภาคม 2540
7. อุดมศักดิ์ ชัยยีน , **POWER ELECTRONICS 1** , กรุงเทพฯ : ภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้า คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี , เมษายน 2528
- 8.วารสารเซมิคอนดักเตอร์ ฉบับที่ 104 มกราคม 2534 ,หน้าที่ 200 – 210

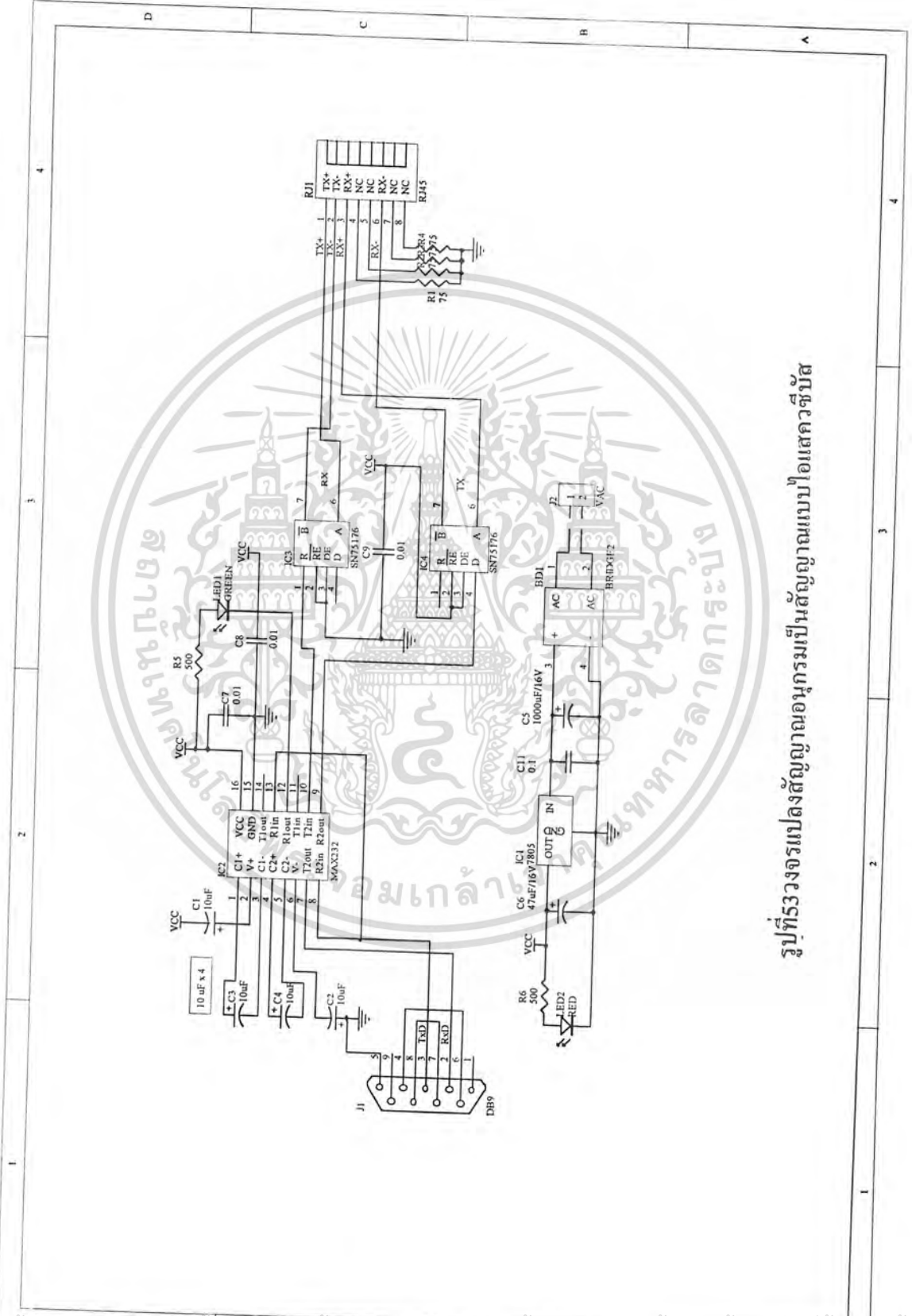
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ภาคผนวก ก.

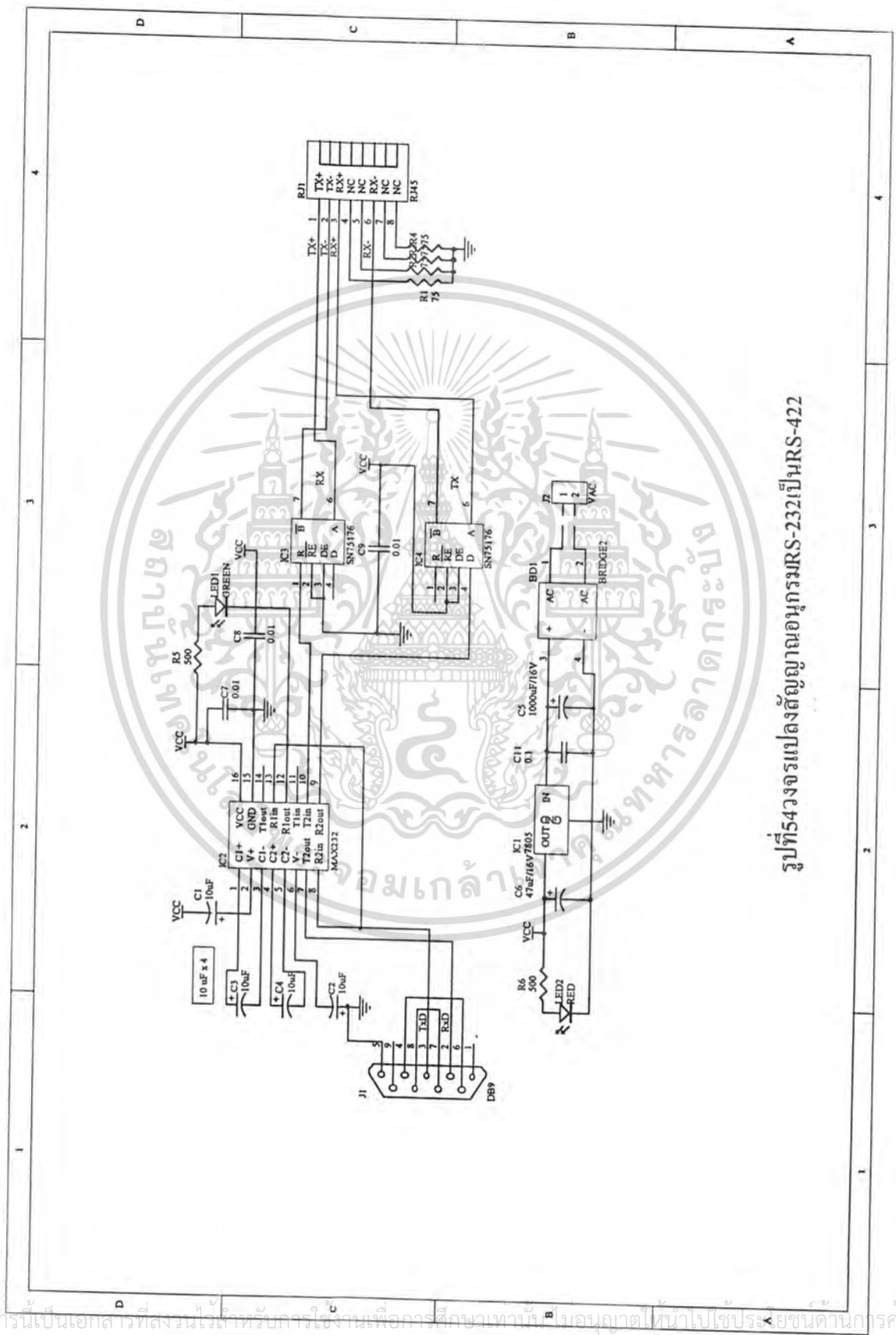
วงจรใช้งานทั้งหมดของเครื่องควบคุมไฟเวที

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



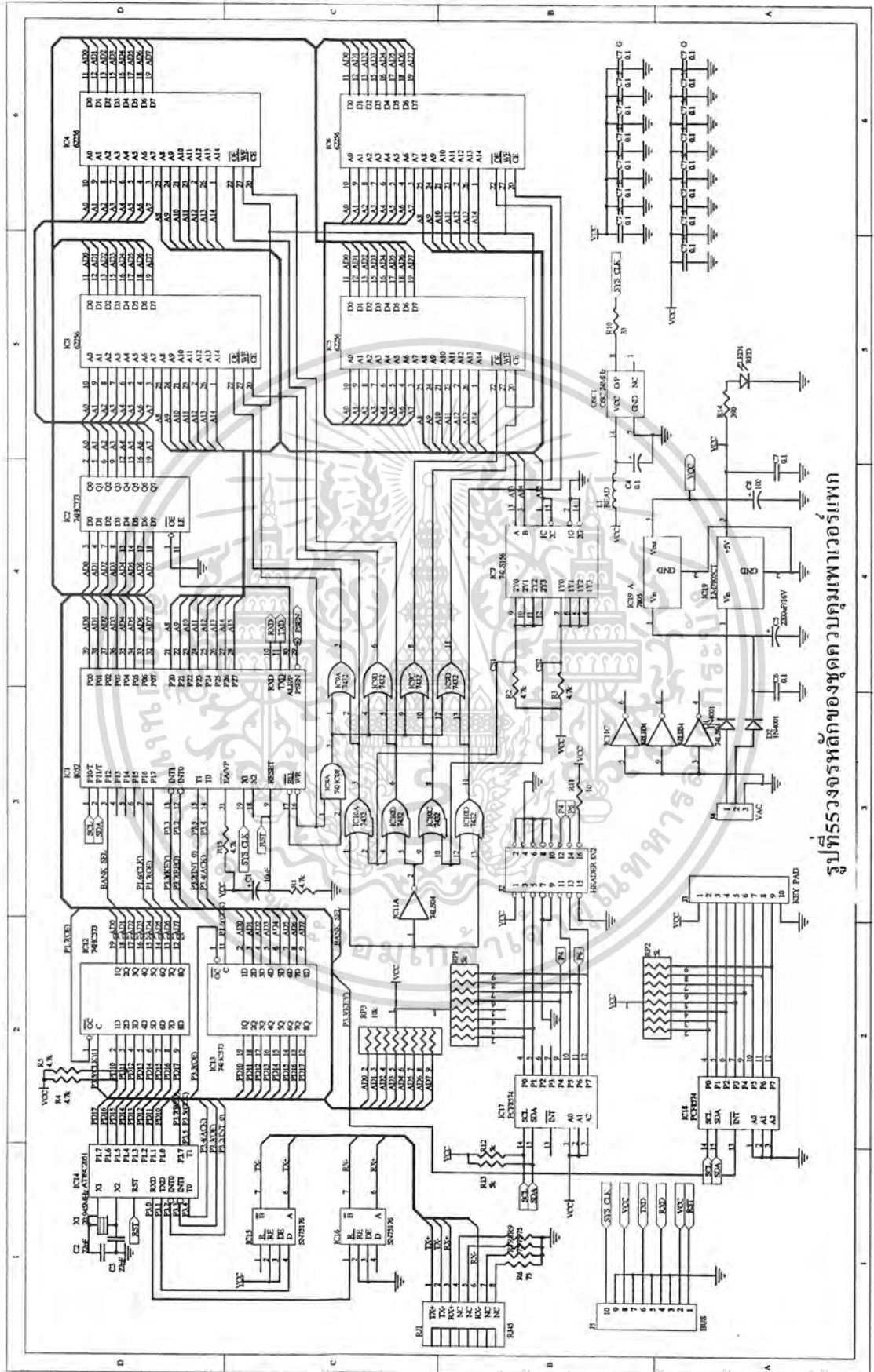
รูปที่ 3 วงจรแปลงสัญญาณอนุกรมเป็นสัญญาณแบบเอเสควซบัส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น. ไมอนุญาตให้ทำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น. อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 54วงจรแปลงสัญญาณกรรมRS-232เป็นRS-422

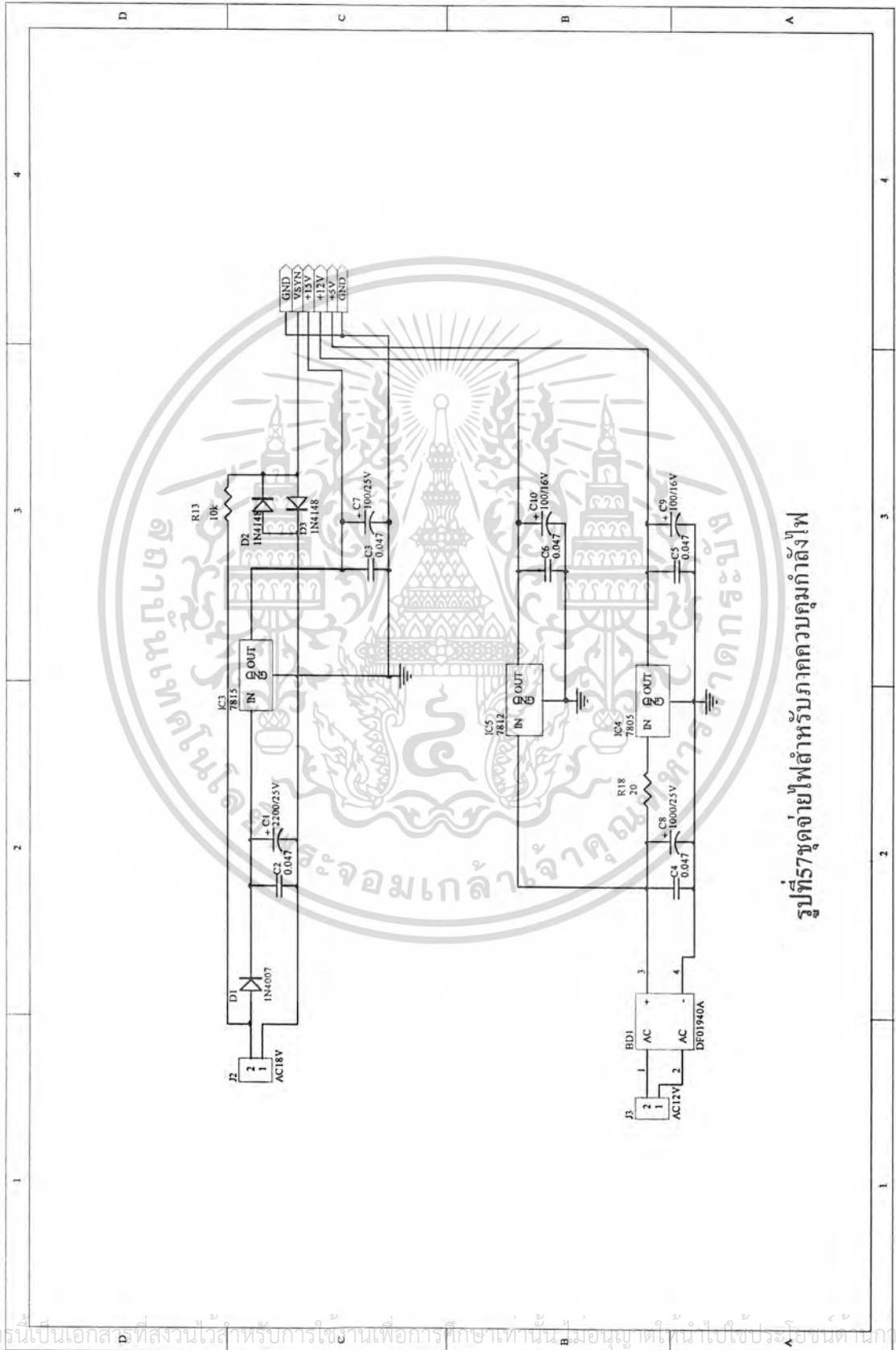
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้拿去ใช้ประโยชน์การค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 55 รวงจรหลักของชุดควบคุมพาวเวอร์เบค

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้





รูปที่ 57 ชุดจ่ายไฟสำหรับภาคควบคุมกำลังไฟ

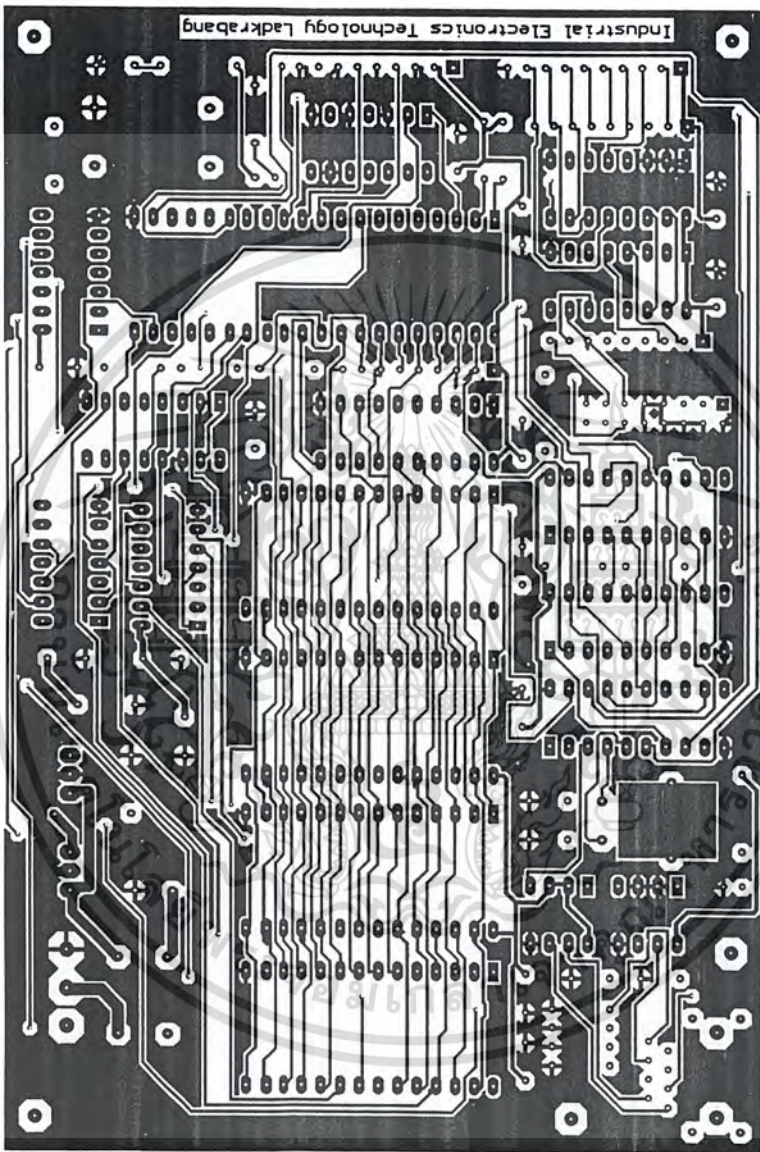
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้ทำซ้ำโดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้





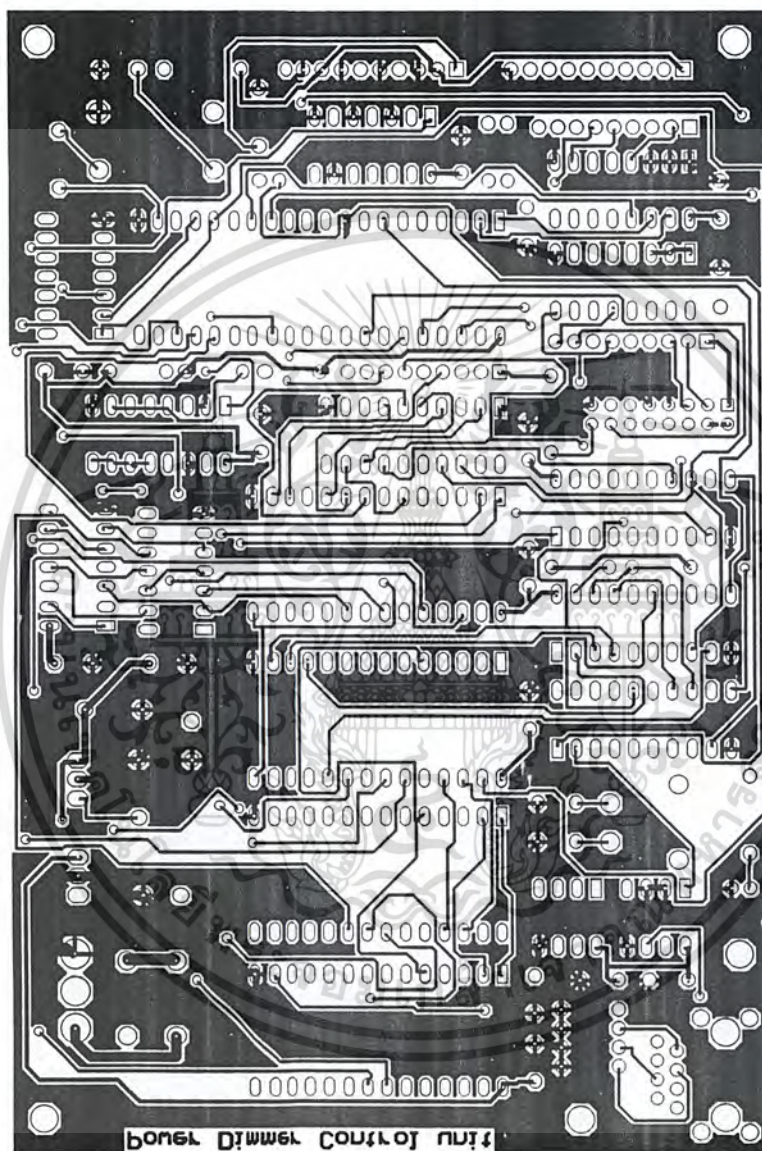
ภาคผนวก ข.  
แผ่นวงจรพิมพ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

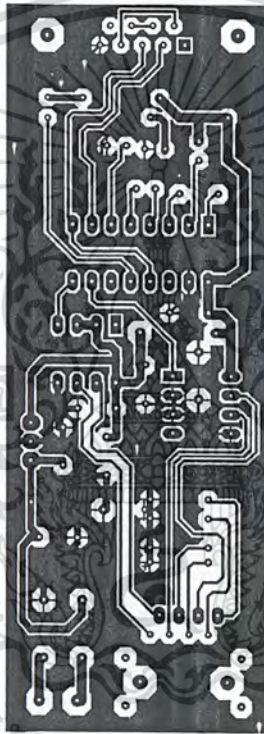


รูปที่ 59 แผนวงจรพิมพ์ชุดควบคุมหลัก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

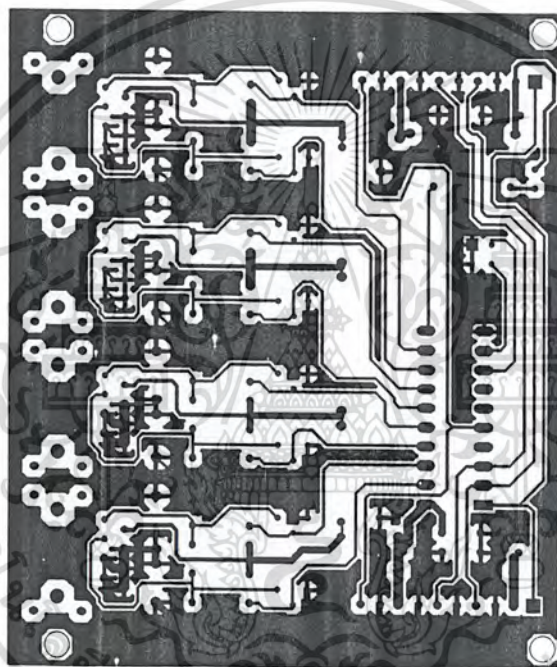


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



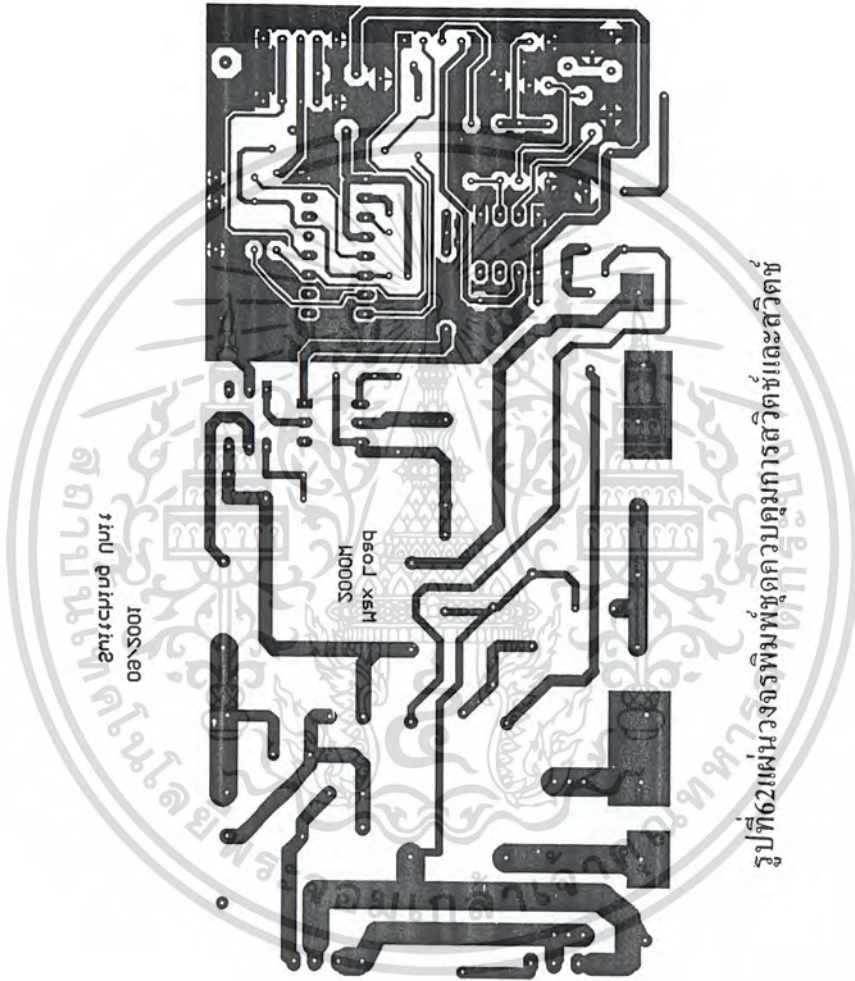
รูปที่ 60 แผนวงจรพิมพ์แปลงสัญญาณ RS-232 เป็น RS-422

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



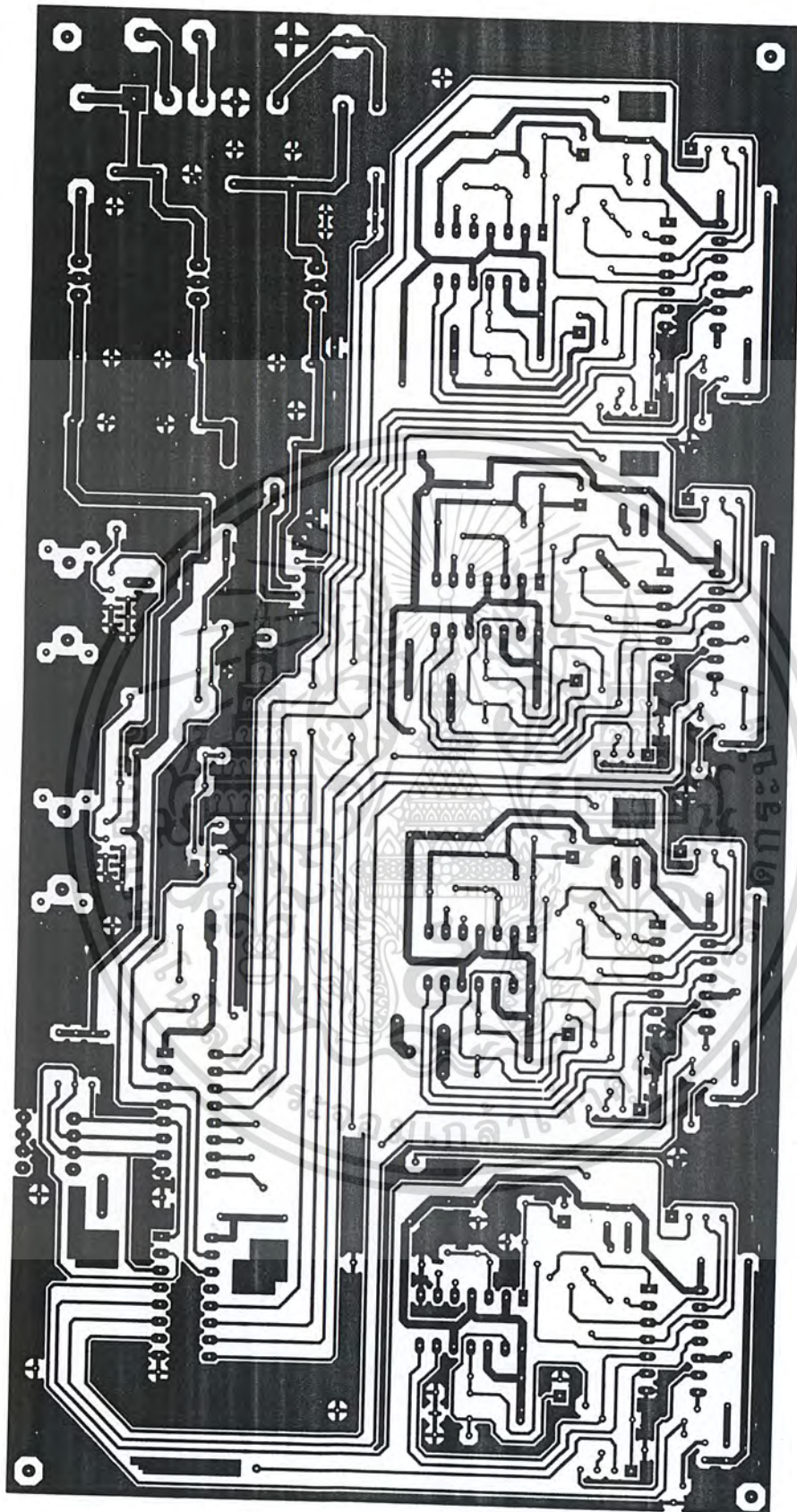
รูปที่ 61 แผงวงจรพิมพ์แปลงสัญญาณอนุกรมเป็นสัญญาณแบบไอแอสคิวทีเอส

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 62 แผนวงจรพิมพ์ชุดควบคุมการสวิตซ์แต่ละสวิตซ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 63 แผ่นวงจรพิมพ์ชุดแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาลอก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

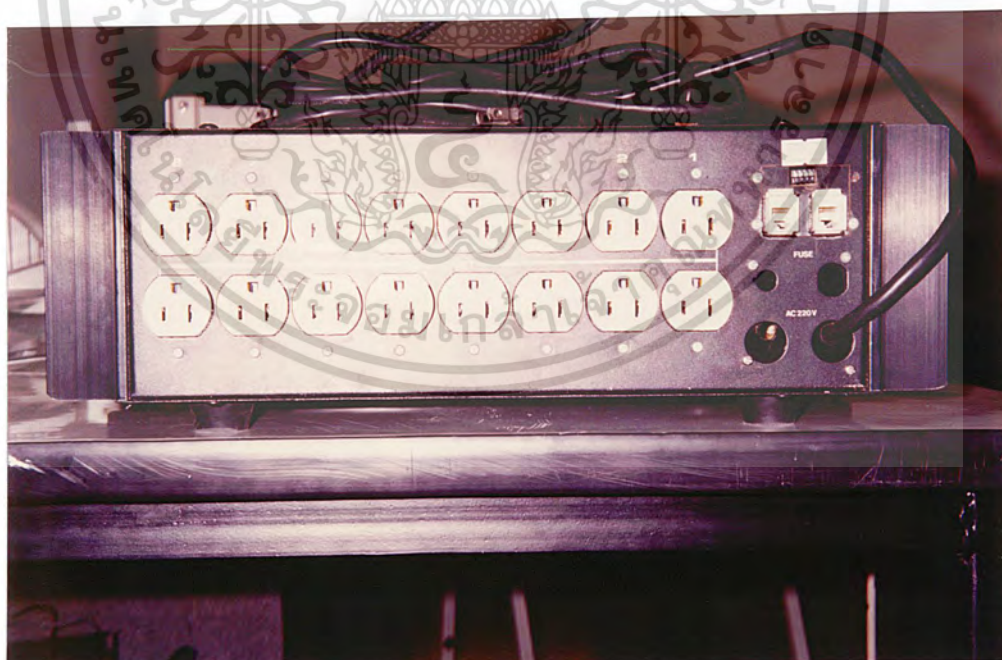


ภาคผนวก ก.  
รูปถ่ายทั้งหมดของเครื่องควบคุมไฟเวที

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

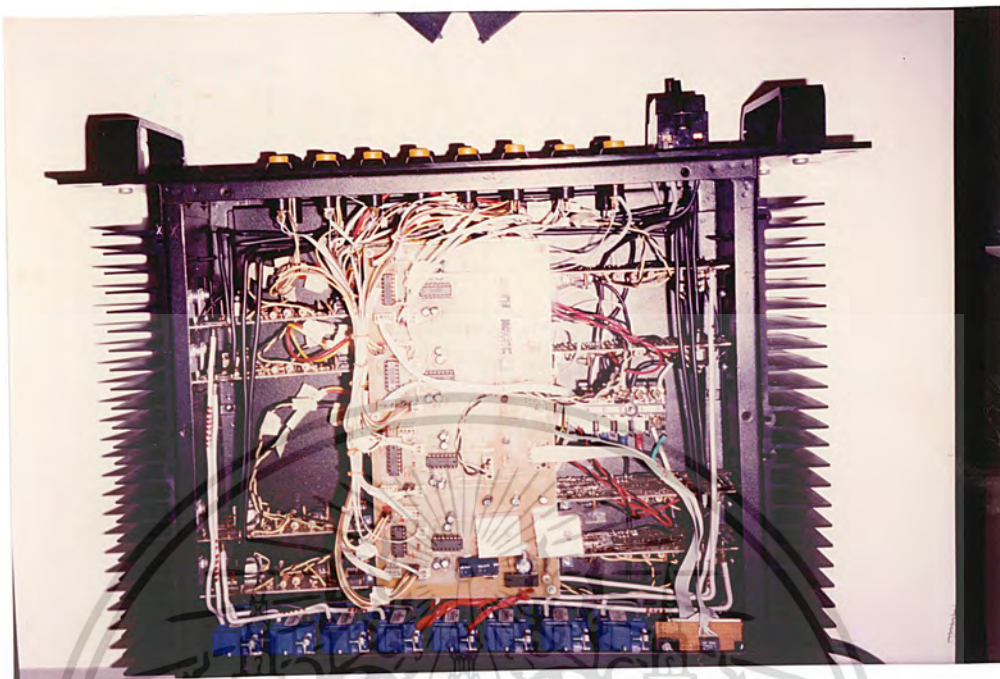


รูปที่ 64 รูปถ่ายด้านหน้าของชุดдимเมอร์แพก

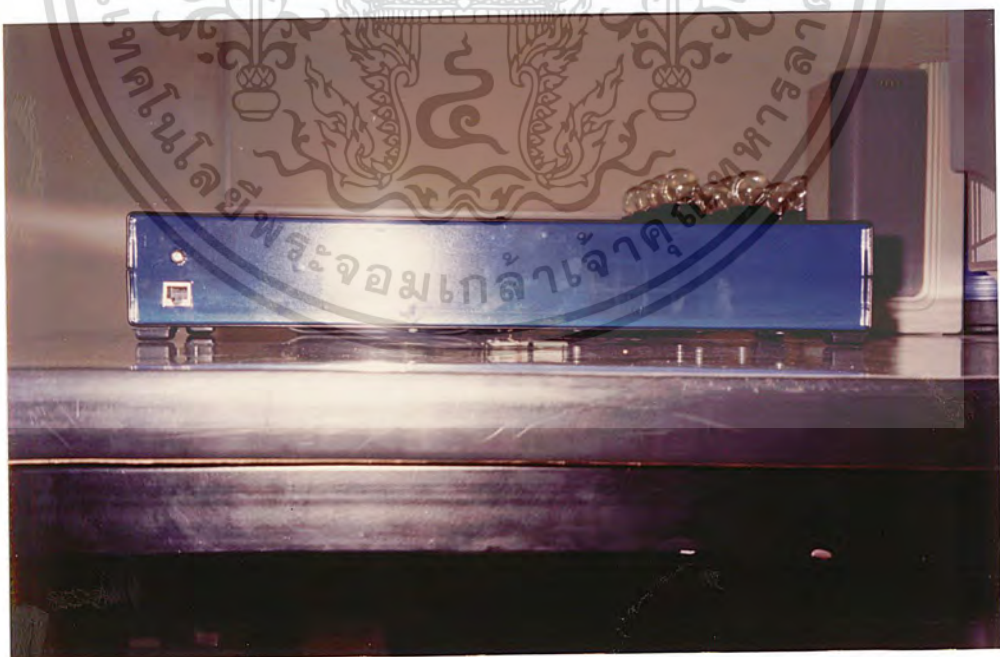


รูปที่ 65 รูปถ่ายด้านหลังของชุดдимเมอร์แพก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 66 รูปถ่ายด้านในของชุดคิมเมอร์แพก

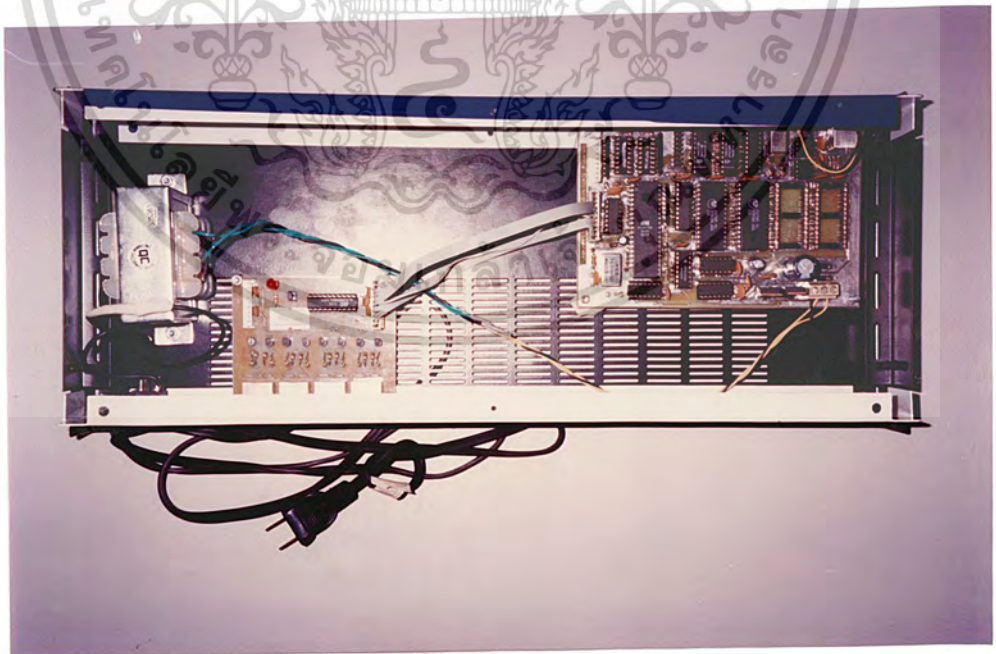


รูปที่ 67 รูปถ่ายด้านหน้าของชุดคอนโทรลยูนิต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

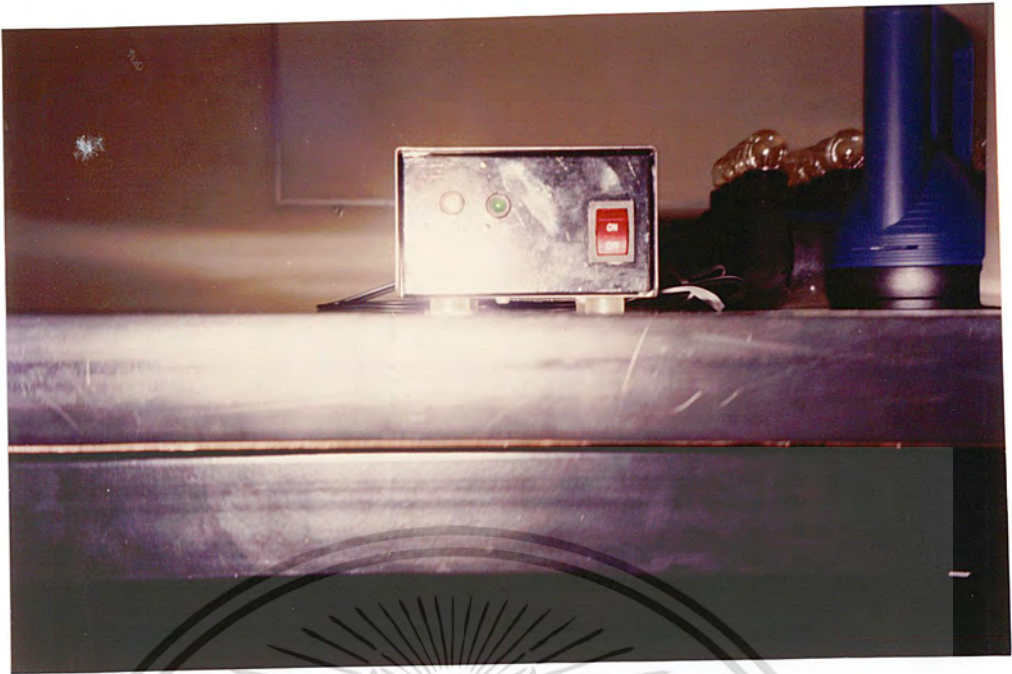


รูปที่ 68 รูปถ่ายด้านหลังของชุดคอนโทรลยูนิต

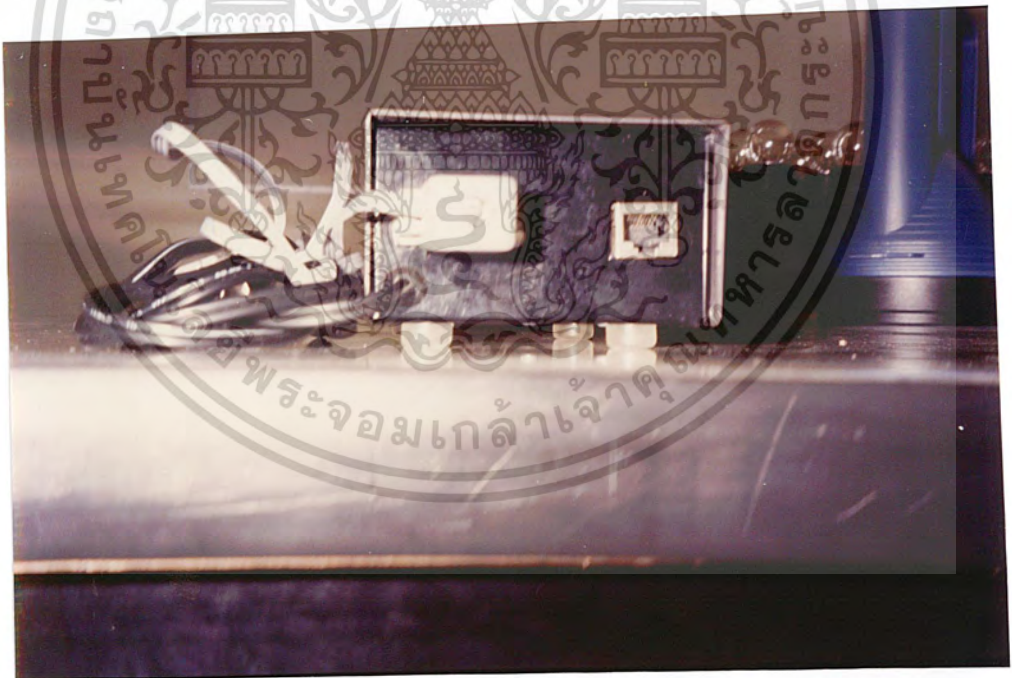


รูปที่ 69 รูปถ่ายด้านในของชุดคอนโทรลยูนิต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

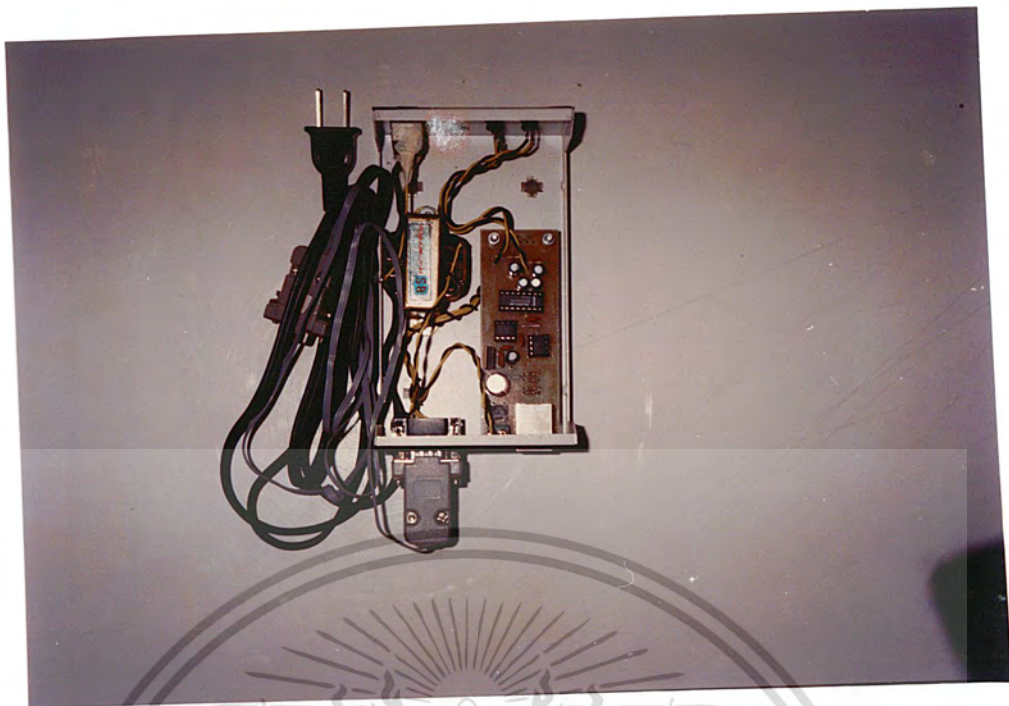


รูปที่ 70 .รูปถ่ายด้านหน้าของชุดคอนเวอร์เตอร์



รูปที่ 71 .รูปถ่ายด้านหลังของชุดคอนเวอร์เตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 72. รูปถ่ายด้านในของชุดคอนโทรลยูนิต



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

VERSION 5.00

Object = "{648A5603-2C6E-101B-82B6-000000000014}#1.1#0"; "MSCOMM32.OCX"

Begin VB.Form frmtest

BackColor = &H00800000&

Caption = "State Lighting Control"

ClientHeight = 4875

ClientLeft = 330

ClientTop = 600

ClientWidth = 8625

LinkTopic = "Form1"

MaxButton = 0 'False

ScaleHeight = 4875

ScaleWidth = 8625

Begin VB.Timer Timer1

Interval = 50

Left = 0

Top = 6000

End

Begin VB.Frame Frame1

BackColor = &H00800000&

Caption = "Configuration"

BeginProperty Font

Name = "MS Sans Serif"

Size = 9.75

Charset = 222

Weight = 700

Underline = 0 'False

Italic = 0 'False

Strikethrough = 0 'False

EndProperty

ForeColor = &H00FFFF00&

Height = 3735

Left = 6480

TabIndex = 16

Top = 840

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Width      = 1935
Begin VB.ComboBox cmbGroup
    Height   = 330
    ItemData = "stITESTDIM.frx":0000
    Left     = 660
    List     = "stITESTDIM.frx":001C
    TabIndex = 25
    Text     = "0"
    Top     = 2340
    Width    = 855

```

```
End
```

```

Begin VB.ComboBox cmbLine
    Height   = 330
    ItemData = "stITESTDIM.frx":0038
    Left     = 660
    List     = "stITESTDIM.frx":0048
    TabIndex = 23
    Text     = "0"
    Top     = 1560
    Width    = 855

```

```
End
```

```
Begin VB.CommandButton Command17
```

```

Caption    = "Exit"
BeginProperty Font
    Name     = "MS Sans Serif"
    Size     = 9.75
    Charset  = 222
    Weight   = 700
    Underline = 0 'False
    Italic   = 0 'False
    Strikethrough = 0 'False

```

```
EndProperty
```

```

Height    = 495
Left      = 480
TabIndex  = 20

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Top      = 3000
Width    = 1095
End
Begin VB.ComboBox cmbTdaID
Height   = 330
ItemData = "stlTESTDIM.frx":0058
Left     = 660
List     = "stlTESTDIM.frx":0074
TabIndex = 18
Text     = "0"
Top      = 780
Width    = 855
End
Begin VB.Label Label4
Alignment = 2 'Center'
AutoSize  = -1 'True'
BackColor = &H00800000&
Caption   = "Gorup"
BeginProperty Font
Name      = "MS Sans Serif"
Size     = 9,75
Charset  = 222
Weight   = 700
Underline = 0 'False'
Italic   = 0 'False'
Strikethrough = 0 'False'
EndProperty
ForeColor = &H00FFFF00&
Height   = 240
Index    = 3
Left     = 570
TabIndex = 26
Top      = 2040
Width    = 675
End

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
Begin VB.Label Label4
```

```
Alignment = 2 'Center
AutoSize = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption = "I2C Line"
```

```
BeginProperty Font
```

```
Name = "MS Sans Serif"
Size = 9.75
Charset = 222
Weight = 700
Underline = 0 'False
Italic = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
```

```
EndProperty
```

```
ForeColor = &H00FFFF00&
Height = 240
Index = 2
Left = 480
TabIndex = 24
Top = 1260
Width = 855
```

```
End
```

```
Begin VB.Label Label4
```

```
Alignment = 2 'Center
AutoSize = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption = "TDA8444 ID."
```

```
BeginProperty Font
```

```
Name = "MS Sans Serif"
Size = 9.75
Charset = 222
Weight = 700
Underline = 0 'False
Italic = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

EndProperty
ForeColor = &H00FFFF00&
Height = 240
Index = 1
Left = 300
TabIndex = 17
Top = 480
Width = 1335

```

```
End
```

```
End
```

```
Begin VB.VScrollBar VScroll8
```

```

Height = 2775
LargeChange = 10
Left = 5640
Max = 63
TabIndex = 7
TabStop = 0 'False
Top = 960
Width = 255

```

```
End
```

```
Begin VB.VScrollBar VScroll7
```

```

Height = 2775
LargeChange = 10
Left = 4875
Max = 63
TabIndex = 6
TabStop = 0 'False
Top = 960
Width = 255

```

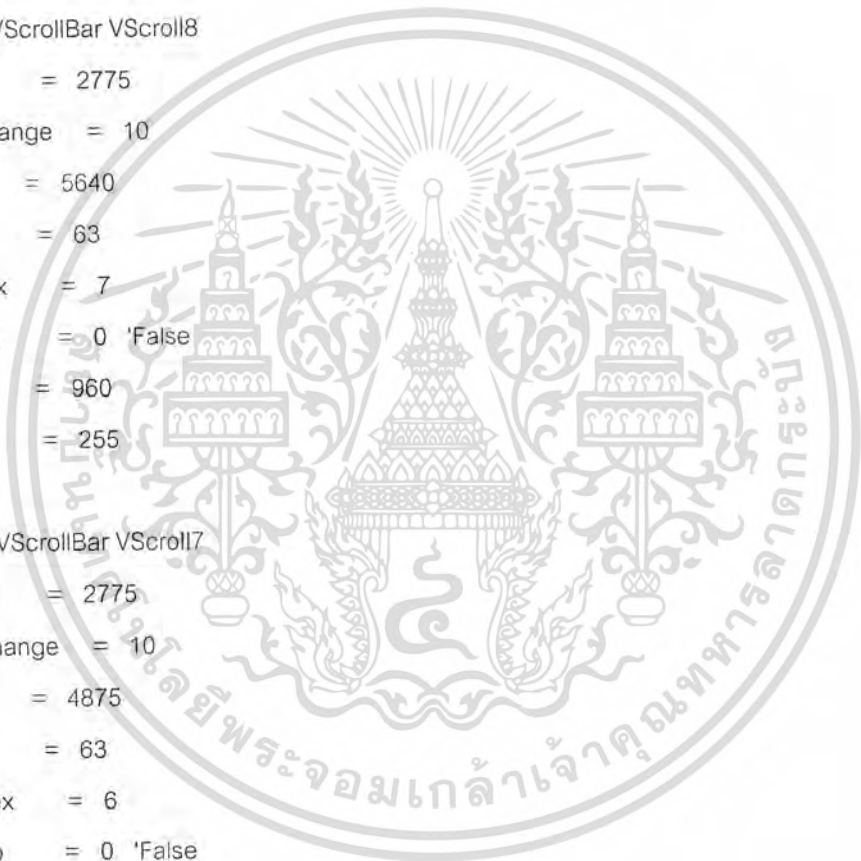
```
End
```

```
Begin VB.VScrollBar VScroll6
```

```

Height = 2775
LargeChange = 10
Left = 4170
Max = 63

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

TabIndex    = 5
TabStop     = 0 'False
Top         = 960
Width      = 255
End

Begin VB.VScrollBar VScroll5
    Height    = 2775
    LargeChange = 10
    Left     = 3450
    Max     = 63
    TabIndex = 4
    TabStop = 0 'False
    Top    = 960
    Width = 255
End

Begin VB.VScrollBar VScroll4
    Height    = 2775
    LargeChange = 10
    Left     = 2685
    Max     = 63
    TabIndex = 3
    TabStop = 0 'False
    Top    = 960
    Width = 255
End

Begin VB.VScrollBar VScroll3
    Height    = 2775
    LargeChange = 10
    Left     = 1920
    Max     = 63
    TabIndex = 2
    TabStop = 0 'False
    Top    = 960
    Width = 255
End

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
Begin MSCommLib.MSComm MSComm1
```

```
Left      = 6720
Top       = 6000
.ExtentX  = 1005
.ExtentY  = 1005
.Version  = 393216
DTREnable = -1 'True'
```

```
End
```

```
Begin VB.VScrollBar VScroll2
```

```
Height    = 2775
LargeChange = 10
Left      = 1200
Max       = 63
TabIndex  = 1
TabStop   = 0 'False'
Top       = 960
Width     = 255
```

```
End
```

```
Begin VB.VScrollBar VScroll1
```

```
Height    = 2775
LargeChange = 10
Left      = 480
Max       = 63
TabIndex  = 0
TabStop   = 0 'False'
Top       = 960
Width     = 255
```

```
End
```

```
Begin VB.Label logo
```

```
BackStyle = 0 'Transparent'
Caption    = "Industrial Electronics Kmitl"
BeginProperty Font
Name       = "AngsanaUPC"
Size       = 9
Charset    = 222
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Weight      = 700
Underline   = 0 'False
Italic      = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
EndProperty
ForeColor   = &H00800000&
Height      = 255
Left        = 8640
TabIndex   = 22
Top         = 5280
Width       = 4000
End
Begin VB.Label Label2
Alignment   = 2 'Center
AutoSize    = -1 'True
BackColor   = &H00800000&
Caption     = "Testing Program"
BeginProperty Font
Name        = "MS Sans Serif"
Size        = 9.75
Charset     = 222
Weight      = 700
Underline   = 0 'False
Italic      = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
EndProperty
ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240
Left        = 6600
TabIndex   = 21
Top         = 240
Width       = 1755
End
Begin VB.Label Label1
Alignment   = 2 'Center

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

AutoSize = -1 'True  
 BackColor = &H00800000&  
 Caption = "Stage Lighting Control"

BeginProperty Font

Name = "MS Sans Serif"  
 Size = 14.25  
 Charset = 222  
 Weight = 700  
 Underline = 0 'False  
 Italic = 0 'False  
 Strikethrough = 0 'False

EndProperty

ForeColor = &H00FFFF00&  
 Height = 360  
 Left = 1680  
 TabIndex = 19  
 Top = 120  
 Width = 3135

End

Begin VB.Label Label11

Alignment = 2 'Center  
 AutoSize = -1 'True  
 BackColor = &H00800000&  
 Caption = "CH8"

BeginProperty Font

Name = "MS Sans Serif"  
 Size = 9.75  
 Charset = 222  
 Weight = 700  
 Underline = 0 'False  
 Italic = 0 'False  
 Strikethrough = 0 'False

EndProperty

ForeColor = &H00FFFF00&  
 Height = 240

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Left      = 5520
TabIndex = 15
Top       = 4140
Width     = 465

```

End

Begin VB.Label Label10

```

Alignment = 2 'Center
AutoSize  = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption   = "CH7"

```

BeginProperty Font

```

Name      = "MS Sans Serif"
Size      = 9.75
Charset   = 222
Weight    = 700
Underline = 0 'False
Italic    = 0 'False
Strikethrough = 0 'False

```

EndProperty

```

ForeColor = &H00FFFF00&
Height    = 240
Left      = 4800
TabIndex  = 14
Top       = 4140
Width     = 465

```

End

Begin VB.Label Label9

```

Alignment = 2 'Center
AutoSize  = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption   = "CH6"

```

BeginProperty Font

```

Name      = "MS Sans Serif"
Size      = 9.75
Charset   = 222

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Weight      = 700
Underline   = 0 'False
Italic      = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
EndProperty
ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240
Left        = 4080
TabIndex    = 13
Top         = 4140
Width       = 465
End
Begin VB.Label Label8
Alignment   = 2 'Center
AutoSize    = -1 'True
BackColor   = &H00800000&
Caption     = "CH4"
BeginProperty Font
Name       = "MS Sans Serif"
Size       = 9.75
Charset    = 222
Weight     = 700
Underline  = 0 'False
Italic     = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
EndProperty
ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240
Left        = 2640
TabIndex    = 12
Top         = 4140
Width       = 465
End
Begin VB.Label Label7
Alignment   = 2 'Center

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

AutoSize    = -1 'True
BackColor   = &H00800000&
Caption     = "CH5"

```

```
BeginProperty Font
```

```

Name       = "MS Sans Serif"
Size       = 9.75
Charset    = 222
Weight     = 700
Underline  = 0 'False
Italic     = 0 'False
Strikethrough = 0 'False

```

```
EndProperty
```

```

ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240
Left        = 3360
TabIndex    = 11
Top         = 4140
Width       = 465

```

```
End
```

```
Begin VB.Label Label6
```

```

Alignment   = 2 'Center
AutoSize    = -1 'True
BackColor   = &H00800000&
Caption     = "CH2"

```

```
BeginProperty Font
```

```

Name       = "MS Sans Serif"
Size       = 9.75
Charset    = 222
Weight     = 700
Underline  = 0 'False
Italic     = 0 'False
Strikethrough = 0 'False

```

```
EndProperty
```

```

ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Left      = 1080
TabIndex = 10
Top       = 4140
Width    = 465

```

End

Begin VB.Label Label5

```

Alignment = 2 'Center
AutoSize  = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption   = "CH3"

```

BeginProperty Font

```

Name      = "MS Sans Serif"
Size      = 9.75
Charset   = 222
Weight    = 700
Underline = 0 'False
Italic    = 0 'False
Strikethrough = 0 'False

```

EndProperty

```

ForeColor = &H00FFFF00&
Height    = 240
Left      = 1800
TabIndex  = 9
Top       = 4140
Width    = 465

```

End

Begin VB.Label Label4

```

Alignment = 2 'Center
AutoSize  = -1 'True
BackColor = &H00800000&
Caption   = "CH1"

```

BeginProperty Font

```

Name      = "MS Sans Serif"
Size      = 9.75
Charset   = 222

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Weight      = 700
Underline   = 0 'False
Italic      = 0 'False
Strikethrough = 0 'False
'EndProperty
ForeColor   = &H00FFFF00&
Height      = 240
Index       = 0
Left        = 360
TabIndex    = 8
Top         = 4140
Width       = 465
End
End
Attribute VB_Name = "frmtest"
Attribute VB_GlobalNameSpace = False
Attribute VB_Creatable = False
Attribute VB_PredeclaredId = True
Attribute VB_Exposed = False
Option Explicit
Public TDA_ID As Integer
Public dPh As Integer
Public Line12c As Integer
Public Group As Integer
Private Sub Command1_Click()
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(0) & Chr(63)
    VScroll1.Value = 63
End Sub

Private Sub cmbGroup_Change()
    Group = Val(cmbGroup.Text)
End Sub

Private Sub cmbLine_Change()

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Line12c = Val(cmbLine.Text) * 64
dPh = dPh And 63
dPh = dPh Or Line12c

```

End Sub

```

Private Sub cmbTdaID_Change()
    TDA_ID = Val(cmbTdaID.Text) * 8
    dPh = dPh And 248
    dPh = dPh Or TDA_ID

```

End Sub

```

Private Sub Command17_Click()

```

    Unload Me

End Sub

```

Private Sub Form_Load()

```

```

    MSComm1.CommPort = 2
    MSComm1.Settings = "4800,N,8,1"
    MSComm1.InputMode = comInputModeText
    MSComm1.RThreshold = 1
    MSComm1.PortOpen = True
    TDA_ID = Val(cmbTdaID.Text) * 8
    Line12c = Val(cmbLine.Text) * 64
    Group = Val(cmbGroup.Text)
    dPh = TDA_ID Or Line12c
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(0) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(1) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(2) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(3) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(4) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(5) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(6) & Chr(63)
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(7) & Chr(63)

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

End Sub

Private Sub VScroll1\_Scroll()

dPh = dPh Or 0

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(0) & Chr(VScroll1.Value)

End Sub

Private Sub VScroll2\_Scroll()

dPh = dPh Or 1

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(1) & Chr(VScroll2.Value)

End Sub

Private Sub VScroll3\_Scroll()

dPh = dPh Or 2

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(2) & Chr(VScroll3.Value)

End Sub

Private Sub VScroll4\_Scroll()

dPh = dPh Or 3

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(3) & Chr(VScroll4.Value)

End Sub

Private Sub VScroll5\_Scroll()

dPh = dPh Or 4

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(4) & Chr(VScroll5.Value)

End Sub

Private Sub VScroll6\_Scroll()

dPh = dPh Or 5

MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(5) & Chr(VScroll6.Value)

End Sub

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
Private Sub VScroll7_Scroll()
```

```
    dPh = dPh Or 6
```

```
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(6) & Chr(VScroll7.Value)
```

```
End Sub
```

```
Private Sub VScroll8_Scroll()
```

```
    dPh = dPh Or 7
```

```
    MSComm1.Output = Chr(0) & Chr(7) & Chr(VScroll8.Value)
```

```
End Sub
```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
;/;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;
```

```
; X051A.asm /
; use to X 051 A reciver and transmitter for serial data /
; Last modify : 4/8/44 /
; Programmer : Supreecha Promrattana /
; Compiler : SXA51 /
; /
```

```
*****
```

```
BANK0 EQU 0E7H

IO_EN BIT P3.3 ;ENABLE 74LS573 FOR INPUT DATA
ACK BIT P3.4 ;ACKNOWLEDGE
CLK BIT P3.5 ;CLOCK PULSE FOR 74LS573
REQ BIT P3.7 ;REQUES TO SEND

RDY_RCV EQU 020H
RCV_BUF EQU 021H ;3 byte 021 - 023
CH_BUF EQU 026H

*****

ORG 0000H
AJMP START
```

```
-----
; INT_0 Servie routine
; use for recieve data from main CPU
```

```
ORG 0003H
CLR ACK
CLR IO_EN
MOV P1,#0FFH
MOV SBUF,P1
JB TI,$
SETB IO_EN
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
SETB ACK
```

```
RETI
```

```

;
;Serial port interrupt service routine
;

```

```
ORG 0023H
```

```
JB RI,RCV_SERIAL ;Rx or Tx
```

```
CLR TI
```

```
RETI
```

```

-----
RCV_SERIAL: MOV @R0,SBUF
            INC R0
            CJNE R0,#RCV_BUF+3,END_RX
            MOV R0,#RCV_BUF
            PUSH P1
            PUSH P3
            MOV P1,RCV_BUF
            ACALL SND_TO_MAIN
            MOV P1,RCV_BUF+1
            ACALL SND_TO_MAIN
            MOV P1,RCV_BUF+2
            ACALL SND_TO_MAIN
            POP P3
            POP P1
END_RX:    CLR RI
            RETI

```

```

-----
;
;Main program
;

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

*****
START:      SETB  IO_EN
            CLR   CLK
            SETB  REQ
            SETB  ACK
            SETB  INT0
            MOV   SP,#128-32
            MOV   R0,#128      ;128 BYTE OF INTERNAL RAM
CLR_RAM:    MOV   @R0,#00
            DJNZ  R0,CLR_RAM   ;CLEAR INTERNAL MEMORY
            MOV   IE,#091H    ;Enable interrupt
                                ;enable INT_0 and Serial port
                                ;other disable
            MOV   IP,#011H    ;Serial port and INT0 height priority
            CLR   IT0         ;0 Level interrupt
;
; Set serial port baud rate
;Frequency 20.945 MHz
;Desired baud rate 115200 bps
;
;      MOV   SCON,#070H      ;Serial port mode 1 8 Bit SM2=0 REN=1
;      ORL   PCON,#80H      ;SMOD=1
;      MOV   TMOD,#20H      ;TIMER 1 MODE 2
;      MOV   TH1,#0FFH      ;Reload value for desired baud rate
;      MOV   P1,#0FFH       ;SET P1 to Height Impedance
;      SETB  TR1            ;Turn on timer 1
;
; Set serial port baud rate
;Frequency 20.945 MHz
;Desired baud rate 9600 bps
;

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

; MOV   SCON,#070H   ;Serial port mode 1 8 Bit SM2=0 REN=1
; ORL   PCON,#80H    ;SMOD=1
; MOV   TMOD,#20H    ;TIMER 1 MODE 2
; MOV   TH1,#0F5H    ;Reload value for desired baud rate
; MOV   P1,#0FFH     ;SET P1 to Height Impedance
; SETB  TR1          ;Turn on timer 1

```

```

; Set serial port baud rate

```

```

;Frequency 18.432 MHz

```

```

;Desired baud rate 19200 bps

```

```

; MOV   SCON,#070H   ;Serial port mode 1 8 Bit SM2=0 REN=1
; ORL   PCON,#80H    ;SMOD=1
; MOV   TMOD,#20H    ;TIMER 1 MODE 2
; MOV   TH1,#0FBH    ;Reload value for desired baud rate
; MOV   P1,#0FFH     ;SET P1 to Height Impedance
; SETB  TR1          ;Turn on timer 1

```

```

; Set serial port baud rate

```

```

;Frequency 18,432 MHz

```

```

;Desired baud rate 9600 bps

```

```

; MOV   SCON,#070H   ;Serial port mode 1 8 Bit SM2=0 REN=1
; ORL   PCON,#80H    ;SMOD=1
; MOV   TMOD,#20H    ;TIMER 1 MODE 2
; MOV   TH1,#0F6H    ;Reload value for desired baud rate
; MOV   P1,#0FFH     ;SET P1 to Height Impedance
; SETB  TR1          ;Turn on timer 1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

; Set serial port baud rate
;Frequency 18.432 MHz
;Desired baud rate 4800 bps

```

```

MOV   SCON,#070H   ;Serial port mode 1 8 Bit SM2=1 REN=1
ORL   PCON,#80H    ;SMOD=1
MOV   TMOD,#20H    ;TIMER 1 MODE 2
MOV   TH1,#0ECH    ;Reload value for desired baud rate
MOV   P1,#0FFH     ;SET P1 to High Impedance
SETB  TR1          ;Turn on timer 1

```

```

*****
MOV   R0,#RCV_BUF
SJMP  $

```

```

*****
SND_TO_MAIN: SETB  CLK          ;PULSE P3.5
              NOP
              NOP
              CLR   CLK
              CLR   REQ
              JB    ACK,$
              SETB  REQ
              SETB  ACK
              RET

```

```

END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SCL_A      BIT    P1.1
SDA_A      BIT    P1.0
SCL_B      BIT    P1.3
SDA_B      BIT    P1.2
SCL_C      BIT    P1.5
SDA_C      BIT    P1.4
SCL_D      BIT    P1.7
SDA_D      BIT    P1.6

```

```
;BIT addressing
```

```

SLAVE_ADDR EQU    020H    ;keep address of X051B
FLAG        EQU    021H
I2C_IN_DATA EQU    022H    ;keep data input from I2C
DPL_BUF     EQU    023H
I2C_OUT_DATA EQU    024H    ;keep data for output of I2C

```

```
;Ram area
```

```

I2C_ADDR    EQU    25H
I2C_SUB_ADDR EQU    26H

```

```
;CONSTANT
```

```

I2C_BUSY    EQU    FLAG.0 ;1 if i2c process not complete
NEW_REQ     EQU    FLAG.1 ;1 if Main CPU request to send data

```

```
;XXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXX
```

```

ORG    0000H
MOV    P1,#0FFH
MOV    R0,#128
CLR_RAM: MOV    @R0,#0
        DJNZ   R0,CLR_RAM
        MOV    R0,#DPL_BUF
        MOV    P3,#0FFH
        MOV    A,P3
        RR    A
        RR    A
        RR    A

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

RR    A
ANL  A,#03H
MOV  SLAVE_ADDR,A
MOV  IE,#10010000B
MOV  IP,#00010000B
SJMP MAIN

```

```

;%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%%

```

```

ORG  0023H

JNB  RI,END_TX
PUSH ACC
RCV:  JB  SM2,GET_ID
GET_DATA: MOV @R0,SBUF
CLR  RI
INC  R0
POP  ACC
RETI

GET_ID: MOV  A,SBUF
CLR  RI
SETB TB8
CJNE A,SLAVE_ADDR,END_RX
JNB  I2C_BUSY,ACK
POP  ACC
MOV  SBUF,#255
RETI

ACK:  CLR  SM2
POP  ACC
MOV  SBUF,SLAVE_ADDR
RETI

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

END_RX:      POP  ACC
             RETI
             ;
END_TX:      CLR  TI
             RETI
             ;

```

```

;XXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXXX

```

```

MAIN:  ;      MOV  SCON,#10110000B      ;MODE 2 SM2=1
       ;      ORL  PCON,#80H          ;SMOD=1 OSC/32 BAUD RATE

       MOV  TMOD,#20H
       MOV  TH1,#0FFH
       MOV  SCON,#0F0H
       ANL  PCON,#01111111B
       SETB ES
       SETB REN
       SETB TR1

       MOV  R0,#DPL_BUF

START: CJNE  R0,#I2C_OUT_DATA+1,$
       CLR  P3.7
       SETB I2C_BUSY
       SETB SM2
       MOV  R0,#DPL_BUF
       MOV  A,@R0
       ORL  A,#11110000B
       CLR  ACC.3
       MOV  I2C_SUB_ADDR,A
       MOV  A,@R0
       RR   A
       RR   A
       ANL  A,#00001110B

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SETB ACC.6
MOV I2C_ADDR,A
JNB DPL_BUF.7,TDA_AB
JNB DPL_BUF.6,TDA_C

TDA_D: ACALL TDA_WR_D
CLR I2C_BUSY
SETB P3.7
SJMP START
;

TDA_C: ACALL TDA_WR_C
CLR I2C_BUSY
SETB P3.7
SJMP START
;

TDA_AB: JNB DPL_BUF.6,TDA_A
TDA_B: ACALL TDA_WR_B
CLR I2C_BUSY
SETB P3.7
SJMP START

TDA_A: ACALL TDA_WR_A
END_I2C: CLR I2C_BUSY
SETB P3.7
SJMP START

```

```

-----

CLR_ALL: MOV I2C_ADDR,#01110000B
MOV I2C_OUT_DATA,#0FFH
MOV R2,#8

CLR_PCF: ACALL PCF_WR_A
ACALL PCF_WR_B
ACALL PCF_WR_C

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้





```

I2C_START_A: SETB  SCL_A
              SETB  SDA_A
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SDA_A
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SCL_A
              RET

```

```

; I2C Stop Condition

```

```

I2C_STOP_A:  CLR   SDA_A
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SCL_A
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SDA_A
             RET

```

```

I2C_DATA_WR_A:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_OUT_DATA
                SJMP  I2C_CONNCT_1_A

```

```

TDA_INS_WR_A:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_SUB_ADDR
                SJMP  I2C_CONNCT_1_A

```

```

;
; I2C CONNECT THE SLAVE
; INPUT  : I2C_ADDR ;ADDRESS OF I2C PHERIPHERAL
; REG    : ACC R6

```

```

I2C_CONNECT_A:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_ADDR
                ACALL I2C_START_A

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;
I2C_CONNCT_1_A:   MOV   R6,#8
I2C_CONNCT_2_A:   RLC   A
                  MOV   SDA_A,C
                  ACALL I2C_CLK_A
                  DJNZ  R6,I2C_CONNCT_2_A
;
                  SETB  SDA_A
                  ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_A
                  JB    SDA_A,$+4
                  NOP
                  NOP
                  CLR   SCL_A
                  POP   ACC
                  RET
I2C_CLK_A:        ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_A
                  ACALL I2C_DELAY
                  CLR   SCL_A
                  RET
;
;-----
;
;      TDA8444 Write at I2C B
;
;      INPUT : I2C_ADDR      > 0100 0XXX
;              I2C_SUB_ADDR > 1111 XXXX
;              I2C_OUT_DATA > 00XX XXXX
;
;      REG  : ACC
;-----
;
TDA_WR_B:   ACALL I2C_CONNECT_B
            ACALL TDA_INS_WR_B

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
ACALL I2C_DATA_WR_B
```

```
ACALL I2C_STOP_B
```

```
RET
```

```
////////////////////////////////////
```

```
-----
```

```
;
```

```
PCF8574 Write and Read at I2C B
```

```
INPUT : I2C_ADDR      > 0111 0XXX
```

```
        I2C_OUT_DATA  > XXXX XXXX
```

```
OUTPUT: I2C_IN_DATA
```

```
REG  : ACC
```

```
-----
```

```
PCF_WR_B:  LCALL I2C_CONNECT_B
```

```
LCALL I2C_DATA_WR_B
```

```
LCALL I2C_STOP_B
```

```
RET
```

```
I2C_DATA_RD_B:  PUSH ACC
```

```
CLR A
```

```
MOV R6,#8 ;Set loop 8 time
```

```
I2C_DAT_RD_1_B:  LCALL I2C_DELAY
```

```
SETB SCL_B
```

```
LCALL I2C_DELAY
```

```
MOV C,SDA_B ;Get SDA to Carry flag
```

```
RLC A ;Rotate ACC. to Left with carry
```

```
CLR SCL_B
```

```
DJNZ R6,I2C_DAT_RD_1_B ;Do until 8 time
```

```
MOV I2C_IN_DATA,A ;Mov data to Buffer I2C_IN_DATA
```

```
POP ACC
```

```
RET
```

```
;
```

```
; I2C Start Condition
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

I2C_START_B: SETB  SCL_B
              SETB  SDA_B
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SDA_B
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SCL_B
              RET

```

; I2C Stop Condition

```

I2C_STOP_B:  CLR   SDA_B
              ACALL I2C_DELAY
              SETB  SCL_B
              ACALL I2C_DELAY
              SETB  SDA_B
              RET

```

```

I2C_DATA_WR_B:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_OUT_DATA
                SJMP  I2C_CONNCT_1_B

```

```

TDA_INS_WR_B:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_SUB_ADDR
                SJMP  I2C_CONNCT_1_B

```

```

;
; I2C CONNECT THE SLAVE
; INPUT : I2C_ADDR ;ADDRESS OF I2C PHERIPHERAL
; REG   : ACC R6

```

```

I2C_CONNECT_B:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_ADDR
                ACALL I2C_START_B

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;
I2C_CONNECT_1_B:  MOV  R6,#8
I2C_CONNECT_2_B:  RLC   A
                  MOV  SDA_B,C
                  ACALL I2C_CLK_B
                  DJNZ  R6,I2C_CONNECT_2_B
;
                  SETB  SDA_B
                  ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_B
                  JB   SDA_B,$+4
                  NOP
                  NOP
                  CLR  SCL_B
                  POP  ACC
                  RET
I2C_CLK_B:        ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_B
                  ACALL I2C_DELAY
                  CLR  SCL_B
                  RET
;
;-----
;
;          TDA8444 Write at I2C C
;
;          INPUT : I2C_ADDR      > 0100 0XXX
;                   I2C_SUB_ADDR > 1111 XXXX
;                   I2C_OUT_DATA > 00XX XXXX
;
;          REG   : ACC
;-----

TDA_WR_C:  ACALL I2C_CONNECT_C
          ACALL TDA_INS_WR_C

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



```

I2C_START_C: SETB  SCL_C
              SETB  SDA_C
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SDA_C
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SCL_C
              RET

```

```

; I2C Stop Condition

```

```

I2C_STOP_C:  CLR   SDA_C
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SCL_C
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SDA_C
             RET

I2C_DATA_WR_C: PUSH  ACC
              MOV   A,I2C_OUT_DATA
              SJMP  I2C_CONNCT_1_C

TDA_INS_WR_C: PUSH  ACC
              MOV   A,I2C_SUB_ADDR
              SJMP  I2C_CONNCT_1_C

```

```

;
; I2C CONNECT THE SLAVE
; INPUT : I2C_ADDR ;ADDRESS OF I2C PHERIPHERAL
; REG   : ACC R6

```

```

I2C_CONNECT_C:  PUSH  ACC
                MOV   A,I2C_ADDR
                ACALL I2C_START_C

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

I2C_CONNCT_1_C:   MOV   R6,#8
I2C_CONNCT_2_C:   RLC   A
                  MOV   SDA_C,C
                  ACALL I2C_CLK_C
                  DJNZ  R6,I2C_CONNCT_2_C

```

```

                  SETB  SDA_C
                  ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_C
                  JB    SDA_C,$+4
                  NOP
                  NOP
                  CLR   SCL_C
                  POP   ACC
                  RET

```

```

I2C_CLK_C:        ACALL I2C_DELAY
                  SETB  SCL_C
                  ACALL I2C_DELAY
                  CLR   SCL_C
                  RET

```

```

;-----
;
;
;      TDA8444 Write at I2C D
;
;      INPUT : I2C_ADDR      > 0100 0XXX
;
;              I2C_SUB_ADDR > 1111 XXXX
;
;              I2C_OUT_DATA > 00XX XXXX
;
;      REG   : ACC
;-----

```

```

TDA_WR_D:        ACALL I2C_CONNECT_D
                  ACALL TDA_INS_WR_D
                  ACALL I2C_DATA_WR_D

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
ACALL I2C_STOP_D
```

```
RET
```

```
;/;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;;/
```

```
;
```

```
;
```

```
PCF8574 Write and Read at I2C D
```

```
INPUT : I2C_ADDR > 0111 0XXX
```

```
I2C_OUT_DATA > XXXX XXXX
```

```
OUTPUT: I2C_IN_DATA
```

```
REG : ACC
```

```
;
```

```
PCF_WR_D: LCALL I2C_CONNECT_D
```

```
LCALL I2C_DATA_WR_D
```

```
LCALL I2C_STOP_D
```

```
RET
```

```
I2C_DATA_RD_D: PUSH ACC
```

```
CLR A
```

```
MOV R6,#8 ;Set loop 8 time
```

```
I2C_DAT_RD_1_D: LCALL I2C_DELAY
```

```
SETB SCL_D
```

```
LCALL I2C_DELAY
```

```
MOV C,SDA_D ;Get SDA to Carry flag
```

```
RLC A ;Rotate ACC. to Left with carry
```

```
CLR SCL_D
```

```
DJNZ R6,I2C_DAT_RD_1_D ;Do until 8 time
```

```
MOV I2C_IN_DATA,A ;Mov data to Buffer I2C_IN_DATA
```

```
POP ACC
```

```
RET
```

```
;
```

```
; I2C Start Condition
```

```
;
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

I2C_START_D: SETB  SCL_D
              SETB  SDA_D
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SDA_D
              ACALL I2C_DELAY
              CLR   SCL_D
              RET

```

```

;
; I2C Stop Condition
;

```

```

I2C_STOP_D:  CLR   SDA_D
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SCL_D
             ACALL I2C_DELAY
             SETB  SDA_D
             RET

I2C_DATA_WR_D:  PUSH  ACC
               MOV   A,I2C_OUT_DATA
               SJMP  I2C_CONNCT_1_D

TDA_INS_WR_D:  PUSH  ACC
               MOV   A,I2C_SUB_ADDR
               SJMP  I2C_CONNCT_1_D

```

```

;
; I2C CONNECT THE SLAVE
; INPUT  : I2C_ADDR ;ADDRESS OF I2C PHERIPHERAL
; REG    : ACC R6

```

```

I2C_CONNECT_D:  PUSH  ACC
               MOV   A,I2C_ADDR
               ACALL I2C_START_D

```

```

I2C_CONNCT_1_D:  MOV   R6,#8

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

I2C_CONNCT_2_D:  RLC  A
                  MOV  SDA_D,C
                  ACALL I2C_CLK_D
                  DJNZ  R6,I2C_CONNCT_2_D

```

```

                  SETB SDA_D
                  ACALL I2C_DELAY
                  SETB SCL_D
                  JB   SDA_D,$+4
                  NOP
                  NOP
                  CLR  SCL_D
                  POP  ACC
                  RET

```

```

I2C_CLK_D:  ACALL I2C_DELAY
            SETB SCL_D
            ACALL I2C_DELAY
            CLR  SCL_D
            RET

```

```

I2C_DELAY:  MOV  R7,#2          ;10 uS
I2C_DELAY_1: NOP
            DJNZ R7,I2C_DELAY_1
            RET

```

```

DELAY_XX:   MOV  R5,#5
DELAY_XX_1: MOV  R4,#0FFH
DELAY_XX_2: LCALL I2C_DELAY
            NOP
            DJNZ R4,DELAY_XX_2
            DJNZ R5,DELAY_XX_1
            RET

```

```

END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SCL          BIT    P1.0
SDA          BIT    P1.1

ACK          BIT    P3.4
REQ          BIT    P3.5
CLK          BIT    P1.6
IO_EN       BIT    P1.7
BANK_SEL    BIT    P1.2

```

```

; Variable

```

```

;USE BIT ADDRESSING RAM

```

```

CH_CNT      EQU    020H

```

```

I2C_OUT_DATA EQU    021H

```

```

BYTE_CNT    EQU    022H

```

```

CRNT_SLAVE  EQU    023H

```

```

FLAG        EQU    024H

```

```

;FIRST 128 BYTE RAM AREA

```

```

I2C_ADDR    EQU    030H

```

```

I2C_IN_DATA EQU    031H

```

```

KEY_DATA    EQU    032H

```

```

HIGH_BYTE   EQU    033H

```

```

DPH_BUF     EQU    034H ;**** Change that after

```

```

DPL_BUF     EQU    DPH_BUF+1

```

```

DATA_BUF    EQU    DPL_BUF+1

```

```

TIME_BUF    EQU    DATA_BUF+1

```

```

GROUP_DPH   EQU    TIME_BUF+1

```

```

GROUP_DPL   EQU    GROUP_DPH+1

```

```

GROUP_DATA  EQU    GROUP_DPL+1

```

```

temp        equ    GROUP_DATA+1

```

```

;BIT

```

```

EN_LCD      BIT    I2C_OUT_DATA.1

```

```

RS_LCD      BIT    I2C_OUT_DATA.0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
GRP_COMPL BIT CH_CNT.3 ;Group complete BIT
X051B_BUSY BIT FLAG.0
```

```
;
; CONSTANT
```

```
PCF_LCD_ID EQU 01111110B ;PCF8573 Slave address at 07H WR mode
PCF_KEY_ID EQU 01110000B
BANK0 EQU 11100101B
```

```
*****
```

```
ORG 0000H
LJMP MAIN
;
; X051A Request service data transfer at P0
;
ORG 0003H ;INT0 VECTER
PUSH ACC
SETB ACK
LJMP DATA_PROCESS
```

```
;KEY INTERRUPT SERVCIE ROUTINE
```

```
ORG 0013H ;INT1 VECTER
LCALL KEY_RD
MOV A,#43H
LCALL SET_DDRAM
MOV A,HIGH_BYTE
LCALL WR_DAT_LCD
MOV A,KEY_DATA
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LCALL WR_DAT_LCD
SETB INT1
JNB INT1,$-2
NOP
RETI

```

```

-----
;//////////////////////////////////// Main Program //////////////////////////////////////
-----

```

```

MAIN:   SETB  IO_EN
        CLR   CLK
        SETB  REQ
        SETB  ACK
        SETB  INTO
        MOV   SP,#128-32
        MOV   IE,#10000001B ;Enable INT0 INT1
        MOV   IP,#00000001B ;INT0 and INT1 hi priority
        ANL   PSW,#BANK0 ;SELECT Rn to Bank 0
        SETB  IT0 ;INT1 edge type interrupt
        CLR   IT1 ;INT0 zero type interrupt
        MOV   R0,#128 ;128 BYTE OF INTERNAL RAM
CLR_RAM: MOV   @R0,#00
        DJNZ  R0,CLR_RAM ;CLEAR INTERNAL MEMORY

;
;
        MOV   SCON,#10110000B ;MODE 2 SM2=1
;
        ORL   PCON,#80H

        MOV   TMOD,#20H
        MOV   TH1,#0FFH
        MOV   SCON,#0F0H
        ANL   PCON,#01111111B
        CLR   ES
        SETB  REN

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
SETB TR1
```

```
SETB INT1
```

```
SETB INTO
```

```

-----
yyy:      mov    dph,#00000000b
          mov    dpl,#00000000b
          clr    bank_sel

scan:     acall  serial
          jb     x051b_busy,scan
          inc    dpl

scan_1:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_1
          inc    dpl

scan_2:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_2
          inc    dpl

scan_3:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_3
          inc    dpl

scan_4:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_4
          inc    dpl

scan_5:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_5
          inc    dpl

scan_6:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_6
          inc    dpl

scan_7:   acall  serial
          jb     x051b_busy,scan_7
          mov    dptr,#0000
          sjmp  scan

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

mov    a,#63

new:   movx  @dptr,a
new_1: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_1
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_2: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_2
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_3: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_3
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_4: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_4
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_5: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_5
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_6: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_6
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_7: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_7
      inc  dptr
      movx @dptr,a
new_8: lcall serial
      jnb  x051b_busy,new_8
      mov  dptr,#00

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

dec    a
lcall  delay_xx
lcall  delay_xx
cjne   a,#0,new
mov    a,#63
sjmp   new

```

```

delay_xx:  mov    r4,#2
delay_xx_1: mov    r3,#0ffh
delay_xx_2: lcall  i2c_delay
          djnz   r3,delay_xx_2
          djnz   r4,delay_xx_1
          ret

```

```

;
;////////////////////////////////////
;
; '01234567890123456789'
MESSAGE:  DB    'Test_LCD AND KEY pad'
SND_MSG:  DB    'StageLightingControl'
MESSAGE1: DB    'Receive= Send= '
NUMBER_TAB: DB  030H,031H,032H,033H,034H,035H,036H,037H,038H,039H

```

```

;////////////////////////////////////
;
; Serial service routine
;
; INPUT : DPTR @DPTR
;
; Reg : ACC DPTR
;
; OUTPUT : SBUF
;
;////////////////////////////////////

```

```

SERIAL:   PUSH   ACC
          CLR    X051B_BUSY
          MOV   A,DPH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

ANL  A,#03H
MOV  CRNT_SLAVE,A
SETB SM2
SETB TB8
MOV  SBUF,A
JNB  TI,$
CLR  TI
JNB  RI,$
MOV  A,SBUF
CLR  RI
CJNE A,CRNT_SLAVE,BUSY
MOV  SBUF,DPL
JNB  TI,$
CLR  TI
CLR  BANK_SEL
MOVX A,@DPTR
MOV  SBUF,A
JNB  TI,$
CLR  TI
POP  ACC
RET

BUSY: SETB X051B_BUSY
      POP  ACC
      RET

```

```

-----
;////////////////////////////////////
-----
:
:
:      DATA PROCESSING
:
:
;////////////////////////////////////

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DATA_PROCESS:    JNB    BYTE_CNT.1,NEW_BYTE
                 JNB    BYTE_CNT.0,BYTE_3
                 ANL    BYTE_CNT,#11111100B
                 POP    ACC
                 RETI

```

```

BYTE_3:         PUSH   DPH
                 PUSH   DPL
                 MOV    P0,#0FFH
                 CLR    IO_EN
                 MOV    A,P0
                 SETB   IO_EN
                 MOV    DPH,DPH_BUF
                 MOV    DPL,DPL_BUF
                 CLR    BANK_SEL
                 MOVX   @DPTR,A
                 POP    DPL
                 POP    DPH
                 POP    ACC
                 ANL    BYTE_CNT,#11111100B
                 CLR    ACK
                 SETB   INT0
                 JNB    INT0,$-2
                 SETB   ACK
                 RETI

```

```

NEW_BYTE:      JNB    BYTE_CNT.0,BYTE_1
                 MOV    P0,#0FFH
BYTE_2:        CLR    IO_EN
                 MOV    DPL_BUF,P0
                 SETB   IO_EN
                 CLR    BYTE_CNT.0
                 SETB   BYTE_CNT.1
                 SJMP   END_PROCESS

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

BYTE_1:   MOV   P0,#0FFH
          CLR   IO_EN
          MOV   DPH_BUF,P0
          SETB  IO_EN
          SETB  BYTE_CNT.0

```

```

END_PROCESS: POP   ACC
            CLR   ACK
END_PROCESS_1: SETB INTO
            JNB  INTO,END_PROCESS_1
            SETB ACK
            RETI

```

```

;
;
;   Send DATA to X051A
;   input : A
;   output : p0
;
;

```

```

SND_X051A: MOV   P0,A
          SETB  CLK      ;PULSE
          NOP
          NOP
          NOP
          NOP
          NOP
          CLR   CLK
          JNB  ACK,$
          CLR   REQ
          NOP
          SETB  REQ
          SETB  ACK
          RET

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;////////////////////////////////////
;
;                               I2C Routine
;
;////////////////////////////////////

;
; PCF8574 at address 0111111x that connect to LCD port
; PCF8574 at address 0111000x that connect to Key switch port
;

;*****
; INITIAL LCD 4 BIT INTERFACE
;-----
INIT_LCD:  MOV   A,#33H
           LCALL WR_INS_LCD
           MOV   A,#32H
           LCALL WR_INS_LCD
           MOV   A,#28H           ;FUNCTION SET
           LCALL WR_INS_LCD
           MOV   A,#06H           ;ENTRY MODE
           LCALL WR_INS_LCD
           MOV   A,#01H           ;CLEAR DISPLAY
           LCALL WR_INS_LCD
           MOV   A,#0EH           ;08H Display OFF ,no cursor and not blink (0Ch for ON)

           LCALL WR_INS_LCD ;if 0fH then blink and show cursor
           RET

;*****
; SET ADDRESS OF DDRAM
; INPUT = A
;-----

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SET_DDRAM:  SETB  ACC.7
            LCALL WR_INS_LCD
            RET

```

```

;*****
;
;      WRITE instruction to LCD USE PCF8574 at address 07H
;
;      INPUT  = A
;
;      REG    = I2C_OUT_DATA , A ,B
;-----

```

```

WR_INS_LCD: MOV  B,A          ;Keep A
            ANL  A,#0F0H
            MOV  I2C_OUT_DATA,A
            LCALL PCF_LCD_WR
            LCALL ENABLE_LCD
            MOV  A,B
            SWAP A
            ANL  A,#0F0H
            MOV  I2C_OUT_DATA,A
            LCALL PCF_LCD_WR

```

```

ENABLE_LCD: SETB  EN_LCD
            LCALL PCF_LCD_WR
            CLR  EN_LCD
            LCALL PCF_LCD_WR
            RET

```

```

;*****
;
;      WRITE DATA to LCD USE PCF8574 at address 07H
;
;      INPUT  = A
;
;      REG    = I2C_OUT_DATA , A ,B
;-----

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

WR_DAT_LCD: MOV  B,A           ;Keep A
             ANL  A,#0F0H
             MOV  I2C_OUT_DATA,A
             SETB RS_LCD       ;SET RS to Select Data Register
             LCALL PCF_LCD_WR
             LCALL ENABLE_LCD
             MOV  A,B
             SWAP A
             ANL  A,#0F0H
             MOV  I2C_OUT_DATA,A
             SETB RS_LCD       ;SET RS to Select Data Register
             LCALL PCF_LCD_WR
             LCALL ENABLE_LCD
             RET

```

```

;-----
;
;
KEY_RD:     LCALL PCF_KEY_RD
            MOV  KEY_DATA,I2C_IN_DATA
            MOV  I2C_OUT_DATA,#0F0H
            LCALL PCF_KEY_WR
            LCALL PCF_KEY_RD
            MOV  A,I2C_IN_DATA
            ORL  A,KEY_DATA
            MOV  HIGH_BYTE,#0

KEY_1:     CJNE A,#0EEH,KEY_2   ;KEY 1 PRESS
            MOV  KEY_DATA,#31H
            SJMP END_KEY

KEY_2:     CJNE A,#0DEH,KEY_3   ;KEY 2 PRESS
            MOV  KEY_DATA,#32H
            SJMP END_KEY

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
KEY_3:    CJNE  A,#0BEH,KEY_4      ;KEY 3  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#33H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_4:    CJNE  A,#07EH,KEY_5      ;KEY 4  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#34H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_5:    CJNE  A,#0EDH,KEY_6      ;KEY 5  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#35H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_6:    CJNE  A,#0DDH,KEY_7      ;KEY 6  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#36H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_7:    CJNE  A,#0BDH,KEY_8      ;KEY 7  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#37H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_8:    CJNE  A,#07DH,KEY_9      ;KEY 8  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#38H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_9:    CJNE  A,#0EBH,KEY_10     ;KEY 9  PRESS
          MOV   KEY_DATA,#39H
          SJMP  END_KEY
```

```
KEY_10:   MOV   HIGH_BYTE,#031H
```

```
          CJNE  A,#0DBH,KEY_11      ;KEY 10 PRESS
          MOV   KEY_DATA,#30H
          SJMP  END_KEY
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

KEY_11:    CJNE  A,#0BBH,KEY_12          ;KEY 11 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#31H
           SJMP  END_KEY

KEY_12:    CJNE  A,#07BH,KEY_13          ;KEY 12 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#32H
           SJMP  END_KEY

KEY_13:    CJNE  A,#0E7H,KEY_14          ;KEY 13 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#33H
           SJMP  END_KEY

KEY_14:    CJNE  A,#0D7H,KEY_15          ;KEY 14 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#34H
           SJMP  END_KEY

KEY_15:    CJNE  A,#0B7H,KEY_16          ;KEY 15 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#35H
           SJMP  END_KEY

KEY_16:    CJNE  A,#077H,END_KEY         ;KEY 16 PRESS
           MOV   KEY_DATA,#36H

END_KEY:   MOV   I2C_OUT_DATA,#0FH
           LCALL PCF_KEY_WR

           RET

```

```

-----
:           OUTPUT = I2C_IN_DATA
:

```

```
PCF_KEY_RD: MOV   I2C_ADDR,#PCF_KEY_ID+1
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

LCALL I2C_CONNECT
LCALL I2C_DATA_RD
LCALL I2C_ACK_BIT ;Send acknowledge
LCALL I2C_STOP ;Send stop condition
RET

```

```

;-----
;
; INPUT = I2C_OUT_DATA
;

```

```

PCF_KEY_WR: MOV I2C_ADDR,#PCF_KEY_ID
S JMP PCF8574_WR
;
PCF_LCD_WR: MOV I2C_ADDR,#PCF_LCD_ID
;
PCF8574_WR: PUSH PSW
SETB PSW.3
SETB PSW.4 ;SET Rn to BANK 4
LCALL I2C_CONNECT
LCALL I2C_DATA_WR
LCALL I2C_STOP
POP PSW
RET

I2C_DATA_RD: PUSH ACC
PUSH PSW
SETB PSW.3
SETB PSW.4 ;SET Rn to BANK 4
CLR A
MOV R6,#8 ;Set loop 8 time
I2C_DATA_RD_1: LCALL I2C_DELAY
SETB SCL
LCALL I2C_DELAY
MOV C,SDA ;Get SDA to Carry flag

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

RLC    A                ;Rotate ACC. to Left with carry
CLR    SCL
DJNZ   R6,I2C_DATA_RD_1 ;Do until 8 time
MOV    I2C_IN_DATA,A    ;Mov data to Buffer I2C_IN_DATA
POP    PSW
POP    ACC
RET

```

```

; I2C Start Condition

```

```

I2C_START:  SETB  SCL
            SETB  SDA
            LCALL I2C_DELAY
            CLR   SDA
            LCALL I2C_DELAY
            CLR   SCL
            RET

```

```

; I2C Stop Condition

```

```

I2C_STOP:   CLR   SDA
            LCALL I2C_DELAY
            SETB  SCL
            LCALL I2C_DELAY
            SETB  SDA
            RET

```

```

I2C_ACK_BIT: SETB  SDA
            LCALL I2C_DELAY
            LCALL I2C_CLK

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

RET

```

I2C_DATA_WR: PUSH  ACC
              MOV    A,I2C_OUT_DATA
              SJMP  I2C_CONNECT_1

```

```

;
;      I2C CONNECT THE SLAVE
;      INPUT  : I2C_ADDR ;ADDRESS OF I2C PHERIPHERAL
;      REG    : ACC R6

```

```

I2C_CONNECT: PUSH  ACC
              LCALL I2C_START
              MOV   A,I2C_ADDR

I2C_CONNECT_1: MOV   R6,#8
I2C_CONNECT_2: RLC   A
              MOV   SDA,C
              LCALL I2C_CLK
              DJNZ  R6,I2C_CONNECT_2

              SETB SDA
              LCALL I2C_DELAY
              SETB SCL
              JB   SDA,$
              CLR  SCL
              POP  ACC
              RET

```

```

I2C_CLK:     LCALL I2C_DELAY
              SETB SCL
              LCALL I2C_DELAY
              CLR  SCL
              RET

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
I2C_DELAY:    MOV    R7,#5        ;10 uS
I2C_DELAY_1:  NOP
              NOP
              DJNZ   R7,I2C_DELAY_1
              RET
              END
```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# DATA SHEET



## PCF8574 Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

Product specification  
Supersedes data of September 1994  
File under Integrated Circuits, IC12

1997 Apr 02

Philips  
Semiconductors



# PHILIPS

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

## CONTENTS

|        |   |
|--------|---|
| 1      | FEATURES  |
| 2      | GENERAL DESCRIPTION                             |
| 3      | ORDERING INFORMATION                            |
| 4      | BLOCK DIAGRAM                                   |
| 5      | PINNING   |
| 6      | CHARACTERISTICS OF THE I <sup>2</sup> C-BUS     |
| 6.1    | Bit transfer                                    |
| 6.2    | Start and stop conditions                       |
| 6.3    | System configuration                            |
| 6.4    | Acknowledge                                     |
| 7      | FUNCTIONAL DESCRIPTION                          |
| 7.1    | Addressing                                      |
| 7.2    | Interrupt                                       |
| 7.3    | Quasi-bidirectional I/Os                        |
| 8      | LIMITING VALUES                                 |
| 9      | HANDLING  |
| 10     | DC CHARACTERISTICS                              |
| 11     | I <sup>2</sup> C-BUS TIMING CHARACTERISTICS     |
| 12     | PACKAGE OUTLINES                                |
| 13     | SOLDERING                                       |
| 13.1   | Introduction                                    |
| 13.2   | DIP   |
| 13.2.1 | Soldering by dipping or by wave                 |
| 13.2.2 | Repairing soldered joints                       |
| 13.3   | SO and SSOP                                     |
| 13.3.1 | Reflow soldering                                |
| 13.3.2 | Wave soldering                                  |
| 13.3.3 | Repairing soldered joints                       |
| 14     | DEFINITIONS                                     |
| 15     | LIFE SUPPORT APPLICATIONS                       |
| 16     | PURCHASE OF PHILIPS I <sup>2</sup> C COMPONENTS |



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

## FEATURES

- Operating supply voltage 2.5 to 6 V
- Low standby current consumption of 10  $\mu$ A maximum
- I<sup>2</sup>C to parallel port expander
- Open-drain interrupt output
- 8-bit remote I/O port for the I<sup>2</sup>C-bus
- Compatible with most microcontrollers
- Latched outputs with high current drive capability for directly driving LEDs
- Address by 3 hardware address pins for use of up to 8 devices (up to 16 with PCF8574A)
- DIP16, or space-saving SO16 or SSOP20 packages.

## 2 GENERAL DESCRIPTION

The PCF8574 is a silicon CMOS circuit. It provides general purpose remote I/O expansion for most microcontroller families via the two-line bidirectional bus (I<sup>2</sup>C).

The device consists of an 8-bit quasi-bidirectional port and an I<sup>2</sup>C-bus interface. The PCF8574 has a low current consumption and includes latched outputs with high current drive capability for directly driving LEDs. It also possesses an interrupt line (INT) which can be connected to the interrupt logic of the microcontroller. By sending an interrupt signal on this line, the remote I/O can inform the microcontroller if there is incoming data on its ports without having to communicate via the I<sup>2</sup>C-bus. This means that the PCF8574 can remain a simple slave device.

The PCF8574 and PCF8574A versions differ only in their slave address as shown in Fig.9.

## ORDERING INFORMATION

| TYPE NUMBER            | PACKAGE |   |          |
|------------------------|---------|---|----------|
|                        | NAME    | DESCRIPTION   | VERSION  |
| PCF8574P;<br>PCF8574AP | DIP16   | plastic dual in-line package; 16 leads (300 mil)                  | SOT38-1  |
| PCF8574T;<br>PCF8574AT | SO16    | plastic small outline package; 16 leads; body width 7.5 mm        | SOT162-1 |
| PCF8574TS              | SSOP20  | plastic shrink small outline package; 20 leads; body width 4.4 mm | SOT266-1 |

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

4 BLOCK DIAGRAM

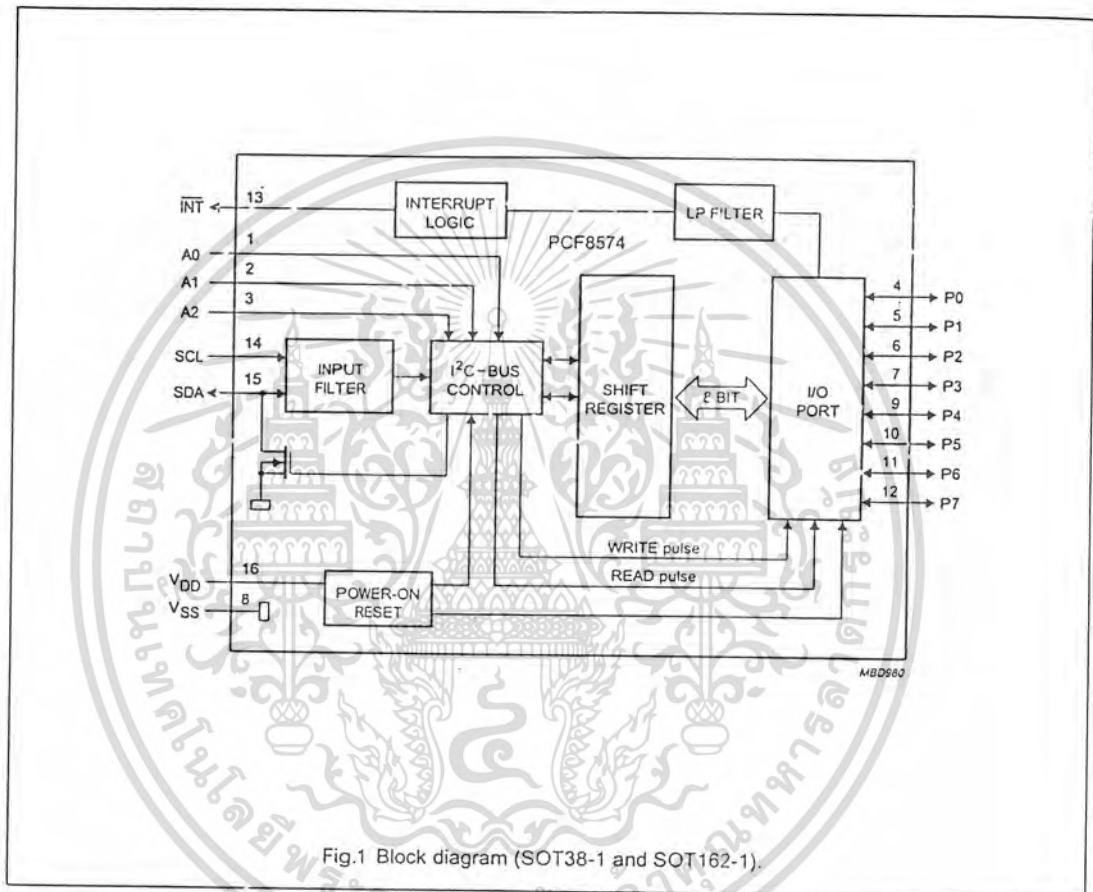


Fig.1 Block diagram (SOT38-1 and SOT162-1).

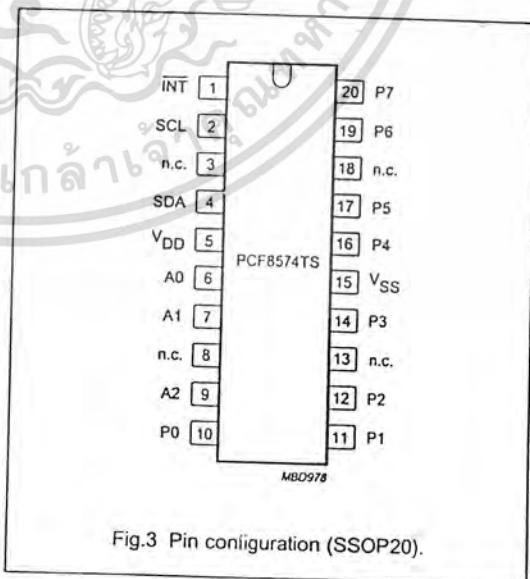
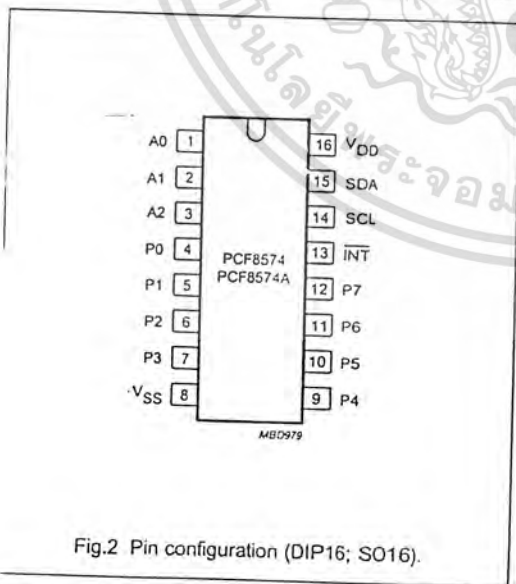
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

5 PINNING

| SYMBOL          | PIN         |        | DESCRIPTION                   |
|-----------------|-------------|--------|-------------------------------|
|                 | DIP16; SO16 | SSOP20 |                               |
| A0              | 1           | 6      | address input 0               |
| A1              | 2           | 7      | address input 1               |
| A2              | 3           | 9      | address input 2               |
| P0              | 4           | 10     | quasi-bidirectional I/O 0     |
| P1              | 5           | 11     | quasi-bidirectional I/O 1     |
| P2              | 6           | 12     | quasi-bidirectional I/O 2     |
| P3              | 7           | 14     | quasi-bidirectional I/O 3     |
| V <sub>SS</sub> | 8           | 15     | supply ground                 |
| P4              | 9           | 16     | quasi-bidirectional I/O 4     |
| P5              | 10          | 17     | quasi-bidirectional I/O 5     |
| P6              | 11          | 19     | quasi-bidirectional I/O 6     |
| P7              | 12          | 20     | quasi-bidirectional I/O 7     |
| INT             | 13          | 1      | interrupt output (active LOW) |
| SCL             | 14          | 2      | serial clock line             |
| SDA             | 15          | 4      | serial data line              |
| V <sub>DD</sub> | 16          | 5      | supply voltage                |
| n.c.            | -           | 3      | not connected                 |
| n.c.            | -           | 8      | not connected                 |
| n.c.            | -           | 13     | not connected                 |
| n.c.            | -           | 18     | not connected                 |



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

6 CHARACTERISTICS OF THE I<sup>2</sup>C-BUS

The I<sup>2</sup>C-bus is for 2-way, 2-line communication between different ICs or modules. The two lines are a serial data line (SDA) and a serial clock line (SCL). Both lines must be connected to a positive supply via a pull-up resistor when connected to the output stages of a device. Data transfer may be initiated only when the bus is not busy.

6.1 Bit transfer

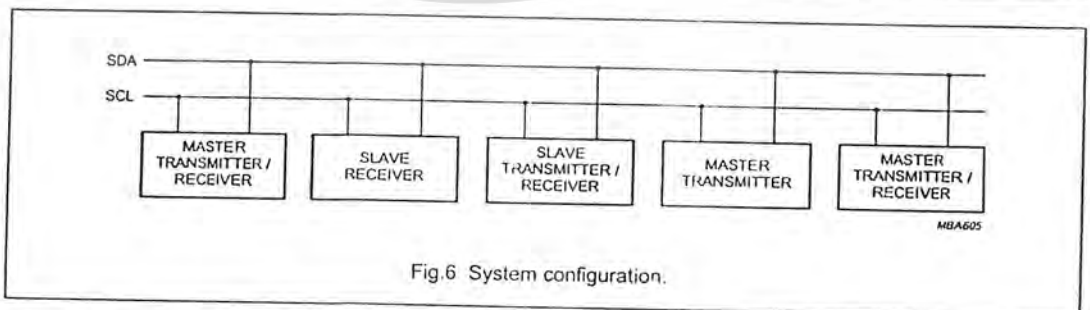
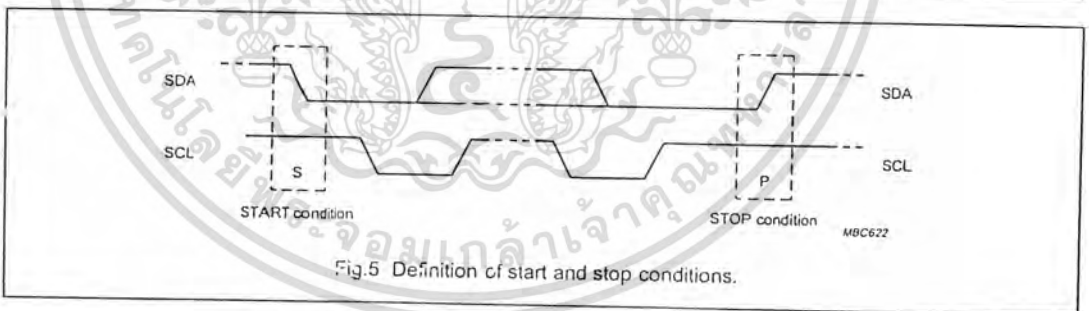
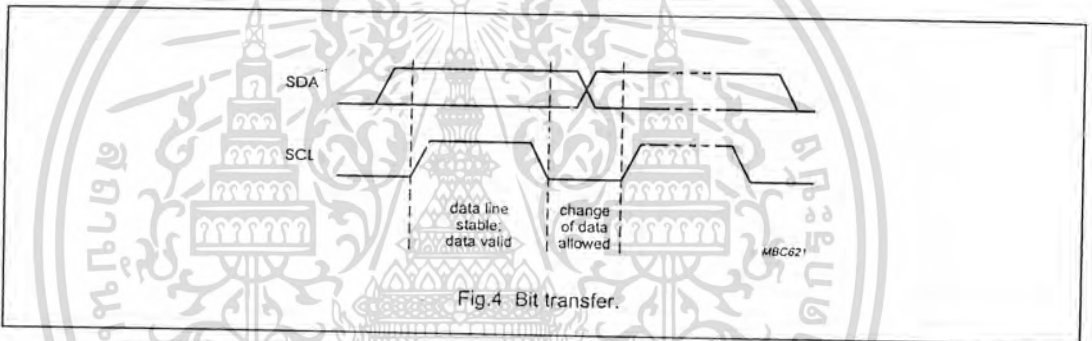
One data bit is transferred during each clock pulse. The data on the SDA line must remain stable during the HIGH period of the clock pulse as changes in the data line at this time will be interpreted as control signals (see Fig. 4).

6.2 Start and stop conditions

Both data and clock lines remain HIGH when the bus is not busy. A HIGH-to-LOW transition of the data line, while the clock is HIGH is defined as the start condition (S). A LOW-to-HIGH transition of the data line while the clock is HIGH is defined as the stop condition (P) (see Fig.5).

6.3 System configuration

A device generating a message is a 'transmitter', a device receiving is the 'receiver'. The device that controls the message is the 'master' and the devices which are controlled by the master are the 'slaves' (see Fig.6).



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

6.4 Acknowledge

The number of data bytes transferred between the start and the stop conditions from transmitter to receiver is not limited. Each byte of eight bits is followed by one acknowledge bit. The acknowledge bit is a HIGH level put on the bus by the transmitter whereas the master generates an extra acknowledge related clock pulse.

A slave receiver which is addressed must generate an acknowledge after the reception of each byte. Also a master must generate an acknowledge after the reception of each byte that has been clocked out of the slave

transmitter. The device that acknowledges has to pull down the SDA line during the acknowledge clock pulse, so that the SDA line is stable LOW during the HIGH period of the acknowledge related clock pulse, set-up and hold times must be taken into account.

A master receiver must signal an end of data to the transmitter by not generating an acknowledge on the last byte that has been clocked out of the slave. In this event the transmitter must leave the data line HIGH to enable the master to generate a stop condition.

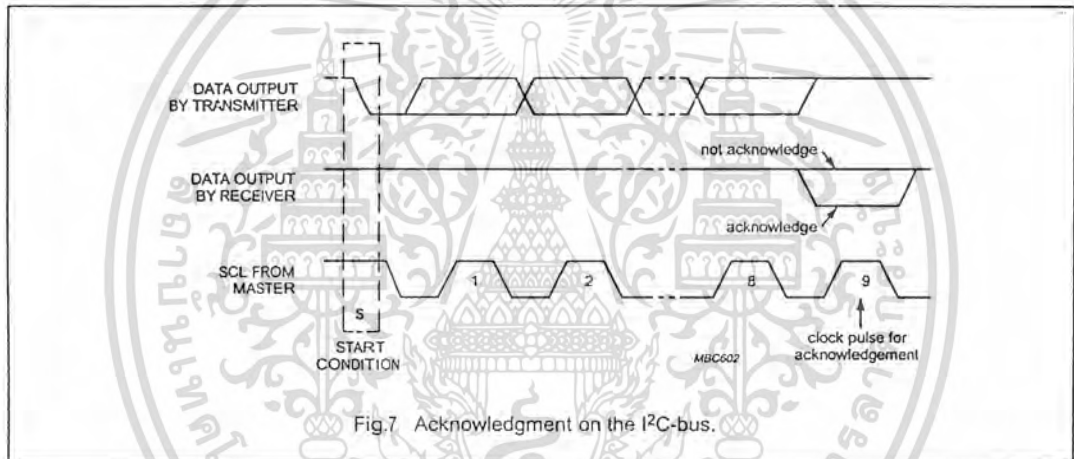


Fig.7 Acknowledgment on the I<sup>2</sup>C-bus.

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

7 FUNCTIONAL DESCRIPTION

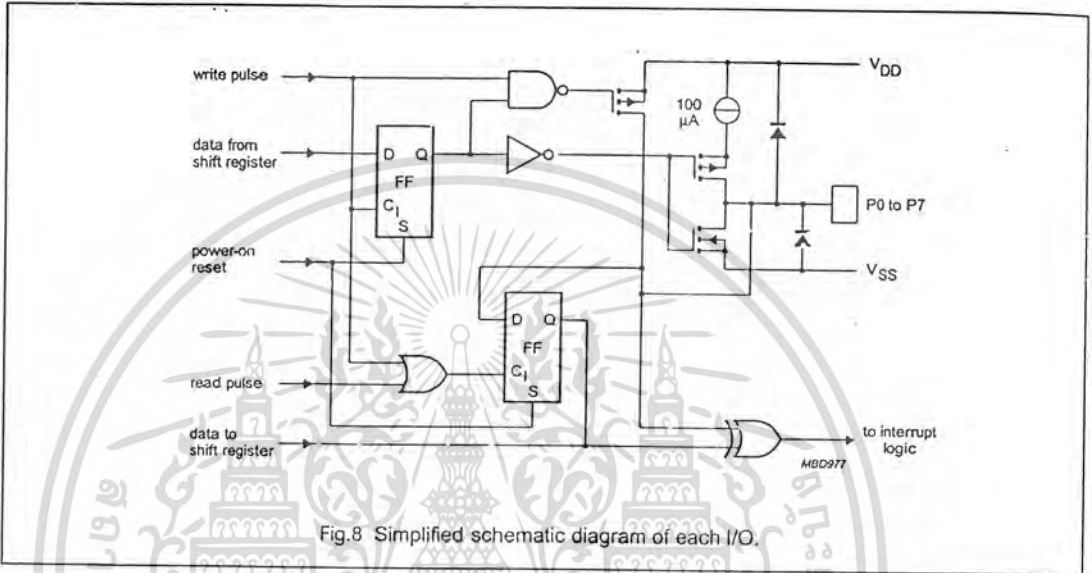
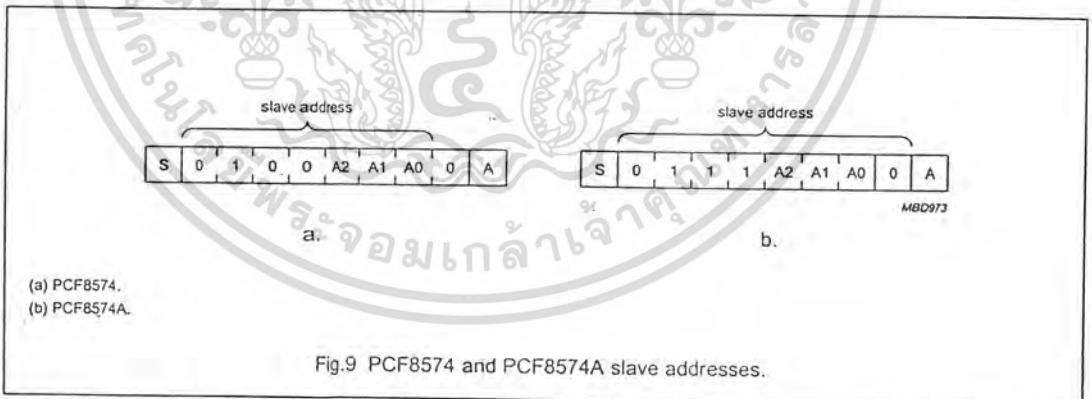


Fig.8 Simplified schematic diagram of each I/O.

7.1 Addressing

For addressing see Figs 9, 10 and 11.



(a) PCF8574.  
(b) PCF8574A.

Fig.9 PCF8574 and PCF8574A slave addresses.

Each of the PCF8574's eight I/Os can be independently used as an input or output. Input data is transferred from the port to the microcontroller by the READ mode (see Fig.11). Output data is transmitted to the port by the WRITE mode (see Fig.10).

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

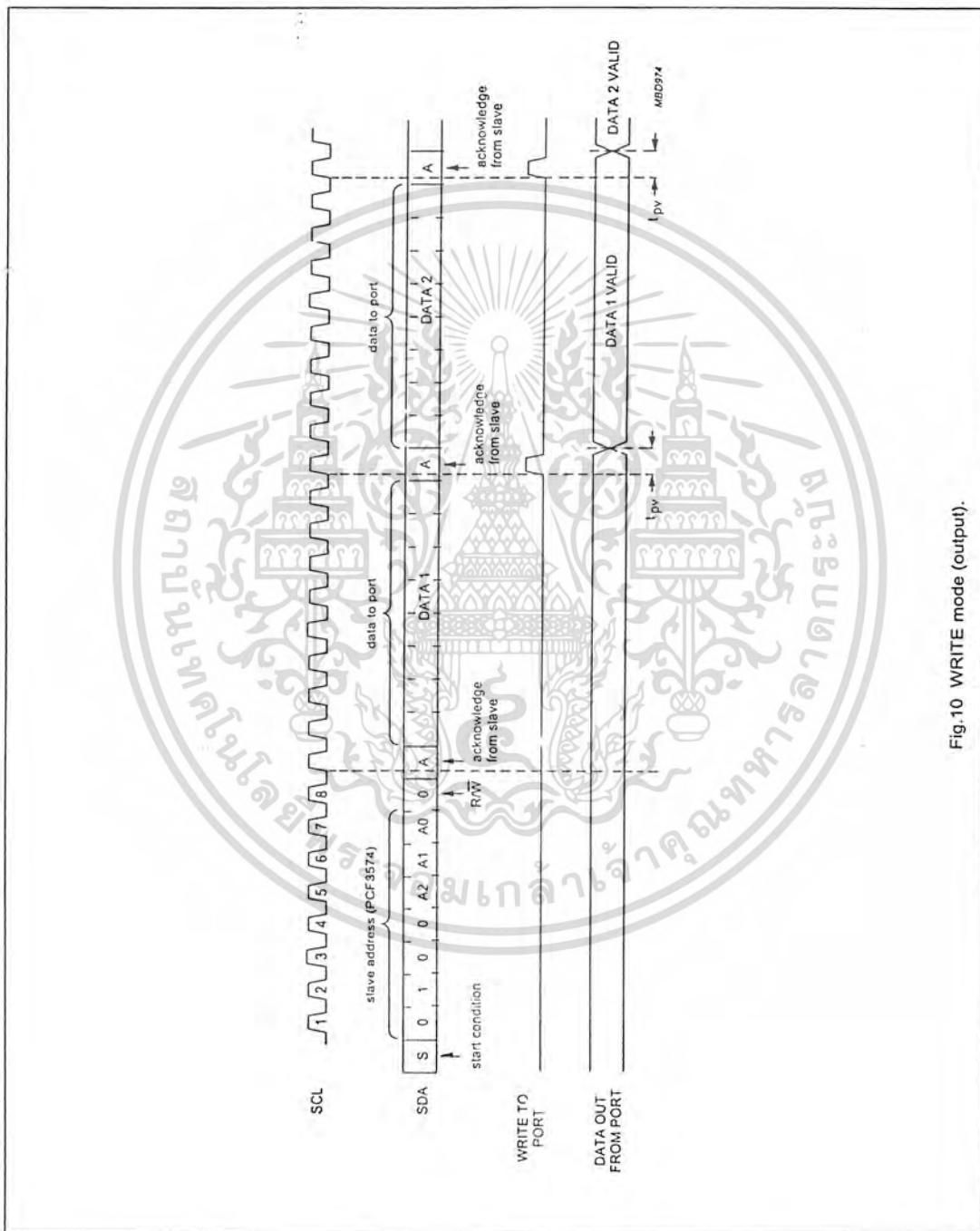
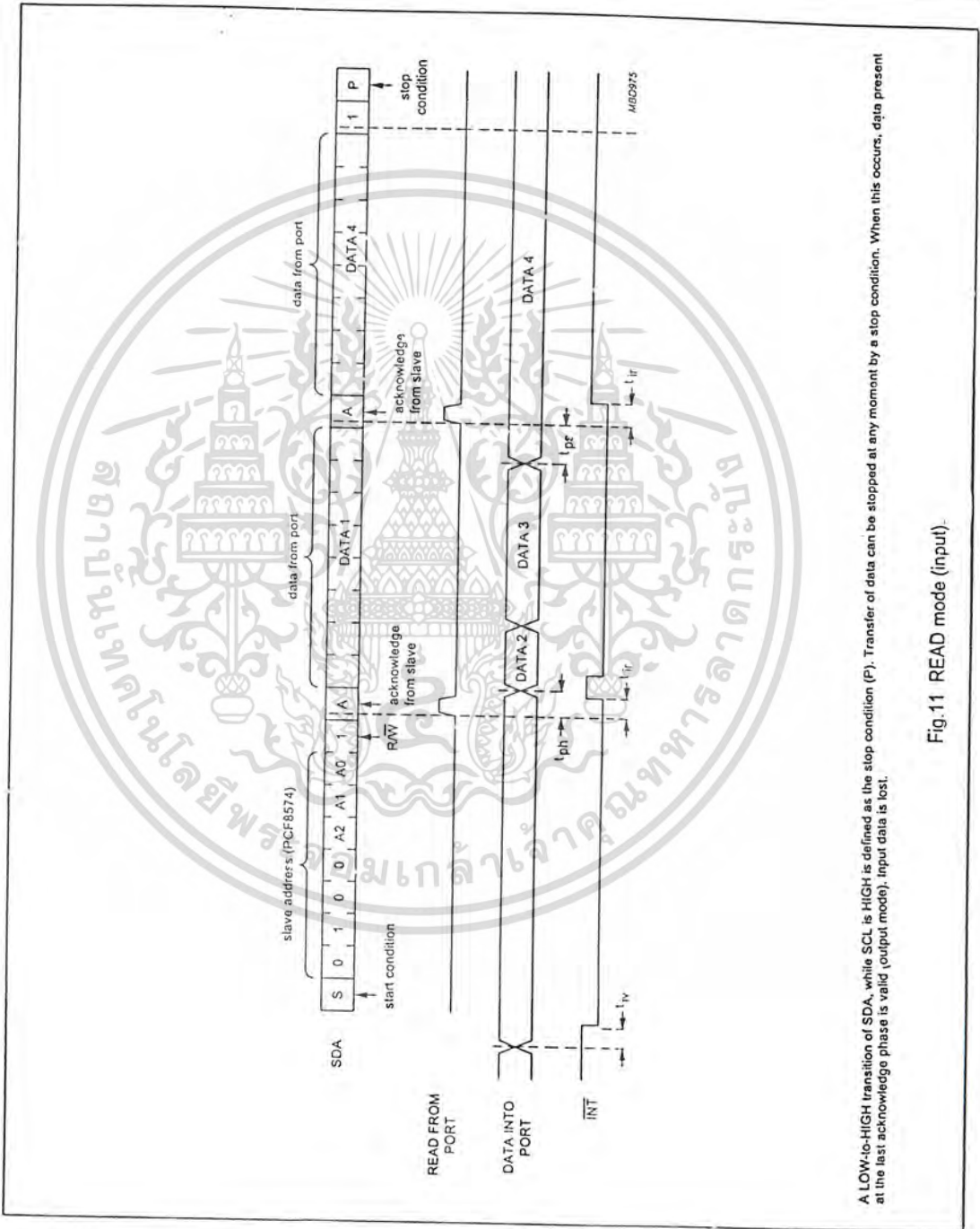


Fig.10 WRITE mode (output).

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

7.2 Interrupt (see Figs 12 and 13)

The PCF8574 provides an open drain output ( $\overline{\text{INT}}$ ) which can be fed to a corresponding input of the microcontroller. This gives these chips a type of master function which can initiate an action elsewhere in the system.

An interrupt is generated by any rising or falling edge of the port inputs in the input mode. After time  $t_{iv}$  the signal  $\overline{\text{INT}}$  is valid.

Resetting and reactivating the interrupt circuit is achieved when data on the port is changed to the original setting or data is read from or written to the port which has generated the interrupt.

Resetting occurs as follows:

- In the READ mode at the acknowledge bit after the rising edge of the SCL signal
- In the WRITE mode at the acknowledge bit after the HIGH-to-LOW transition of the SCL signal

- Interrupts which occur during the acknowledge clock pulse may be lost (or very short) due to the resetting of the interrupt during this pulse.

Each change of the I/Os after resetting will be detected and, after the next rising clock edge, will be transmitted as  $\overline{\text{INT}}$ . Reading from or writing to another device does not affect the interrupt circuit.

7.3 Quasi-bidirectional I/Os (see Fig. 14)

A quasi-bidirectional I/O can be used as an input or output without the use of a control signal for data direction.

At power-on the I/Os are HIGH. In this mode only a current source to  $V_{DD}$  is active. An additional strong pull-up to  $V_{DD}$  allows fast rising edges into heavily loaded outputs. These devices turn on when an output is written HIGH, and are switched off by the negative edge of SCL. The I/Os should be HIGH before being used as inputs.

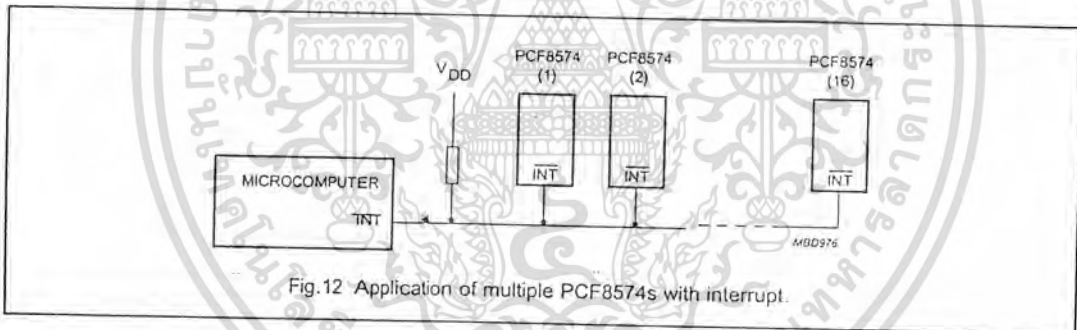


Fig.12 Application of multiple PCF8574s with interrupt.

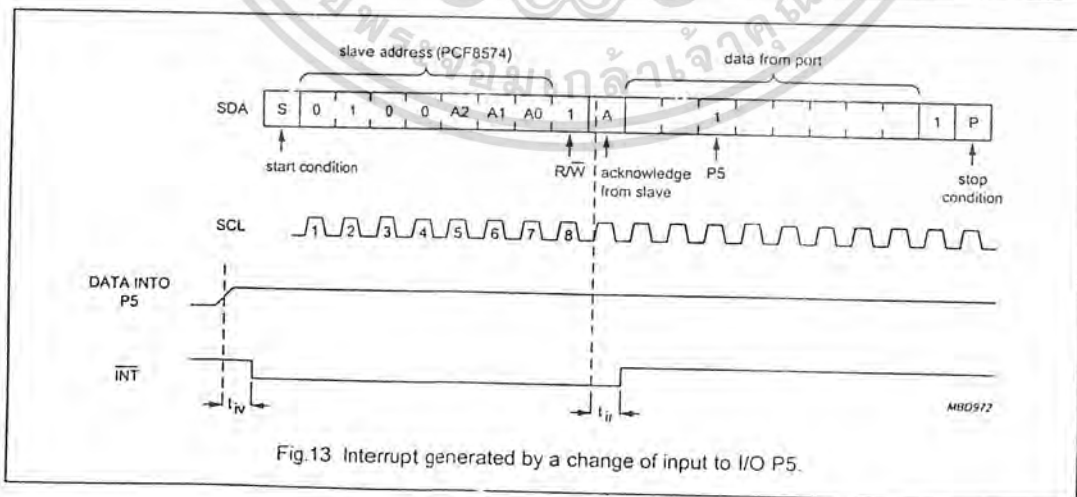


Fig.13 Interrupt generated by a change of input to I/O P5.

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

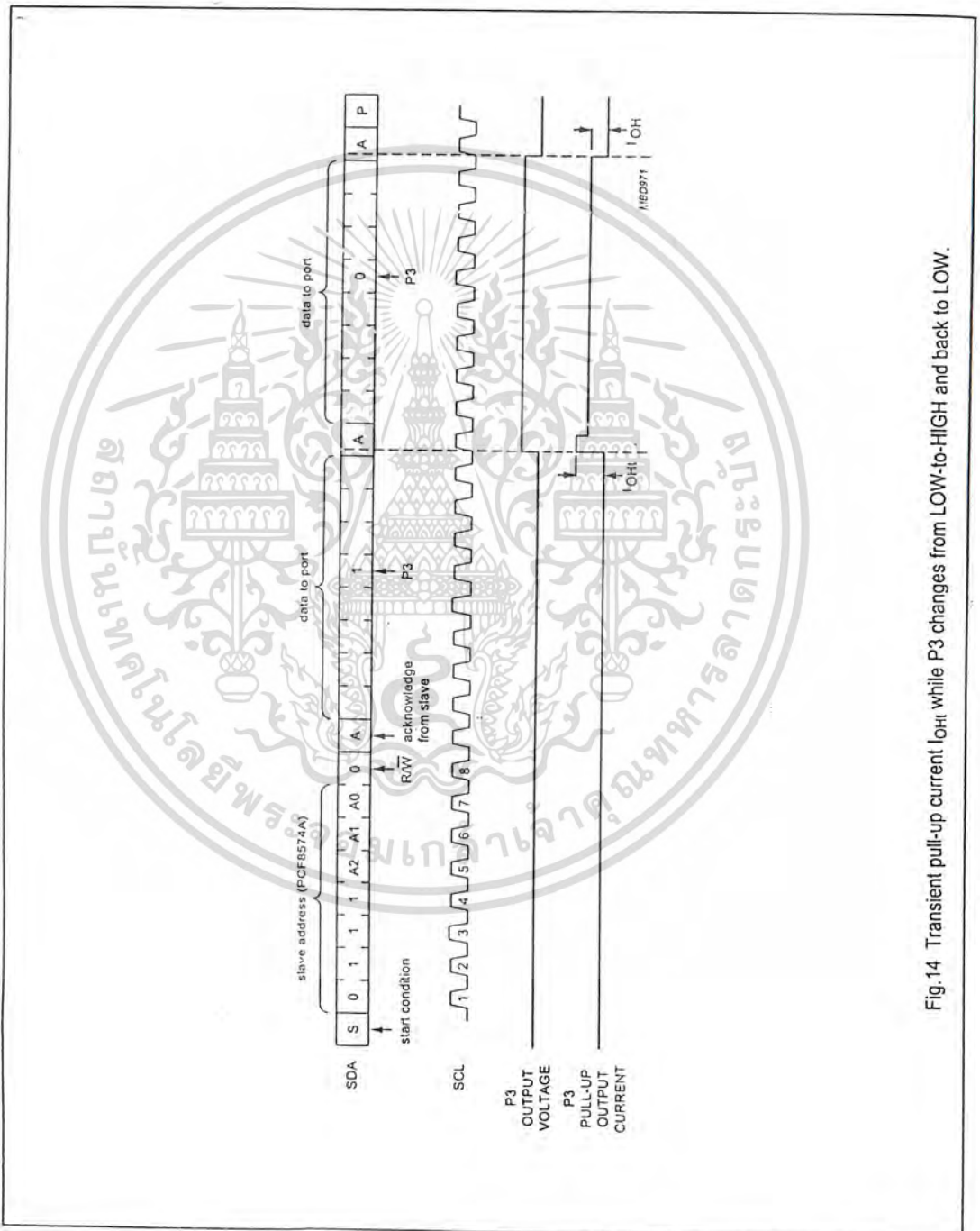


Fig.14 Transient pull-up current I<sub>OH</sub> while P3 changes from LOW-to-HIGH and back to LOW.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

## 8 LIMITING VALUES

In accordance with the Absolute Maximum Rating System (IEC 134).

| SYMBOL           | PARAMETER                     | MIN.                  | MAX.                  | UNIT |
|------------------|-------------------------------|-----------------------|-----------------------|------|
| V <sub>DD</sub>  | supply voltage                | -0.5                  | +7.0                  | V    |
| V <sub>I</sub>   | input voltage                 | V <sub>SS</sub> - 0.5 | V <sub>DD</sub> + 0.5 | V    |
| I <sub>I</sub>   | DC input current              | -                     | ±20                   | mA   |
| I <sub>O</sub>   | DC output current             | -                     | ±25                   | mA   |
| I <sub>DD</sub>  | supply current                | -                     | ±100                  | mA   |
| I <sub>SS</sub>  | supply current                | -                     | ±100                  | mA   |
| P <sub>tot</sub> | total power dissipation       | -                     | 400                   | mW   |
| P <sub>O</sub>   | power dissipation per output  | -                     | 100                   | mW   |
| T <sub>stg</sub> | storage temperature           | -65                   | +150                  | °C   |
| T <sub>amb</sub> | operating ambient temperature | -40                   | +85                   | °C   |

## 9 HANDLING

Inputs and outputs are protected against electrostatic discharge in normal handling. However, to be totally safe, it is desirable to take precautions appropriate to handling MOS devices. Advice can be found in Data Handbook IC12 under "Handling MOS Devices".

## 10 DC CHARACTERISTICS

V<sub>DD</sub> = 2.5 to 6 V; V<sub>SS</sub> = 0 V; T<sub>amb</sub> = -40 to +85 °C; unless otherwise specified.

| SYMBOL                             | PARAMETER                | CONDITIONS   | MIN.               | TYP. | MAX.                  | UNIT |
|------------------------------------|--------------------------|--|--------------------|------|-----------------------|------|
| <b>Supply</b>                      |                          |  |                    |      |                       |      |
| V <sub>DD</sub>                    | supply voltage           |  | 2.5                | -    | 6.0                   | V    |
| I <sub>DD</sub>                    | supply current           | operating mode; V <sub>DD</sub> = 6 V;<br>no load; V <sub>I</sub> = V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub> ;<br>f <sub>SCL</sub> = 100 kHz | -                  | 40   | 100                   | µA   |
| I <sub>stb</sub>                   | standby current          | standby mode; V <sub>DD</sub> = 6 V;<br>no load; V <sub>I</sub> = V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub>                                   | -                  | 2.5  | 10                    | µA   |
| V <sub>POR</sub>                   | Power-on reset voltage   | V <sub>DD</sub> = 6 V; no load;<br>V <sub>I</sub> = V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub> ; note 1  | -                  | 1.3  | 2.4                   | V    |
| <b>Input SCL; input/output SDA</b> |                          |  |                    |      |                       |      |
| V <sub>IL</sub>                    | LOW level input voltage  |  | -0.5               | -    | +0.3V <sub>DD</sub>   | V    |
| V <sub>IH</sub>                    | HIGH level input voltage |  | 0.7V <sub>DD</sub> | -    | V <sub>DD</sub> + 0.5 | V    |
| I <sub>OL</sub>                    | LOW level output current | V <sub>OL</sub> = 0.4 V  | 3                  | -    | -                     | mA   |
| I <sub>L</sub>                     | leakage current          | V <sub>I</sub> = V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub>  | -1                 | -    | +1                    | µA   |
| C <sub>i</sub>                     | input capacitance        | V <sub>I</sub> = V <sub>SS</sub>   | -                  | -    | 7                     | pF   |

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

| SYMBOL  | PARAMETER  | CONDITIONS  | MIN.               | TYP. | MAX.                  | UNIT |
|---|--|---|--------------------|------|-----------------------|------|
| <b>I/Os</b>   |  |   |                    |      |                       |      |
| V <sub>IL</sub>   | LOW level input voltage                                |   | -0.5               | -    | +0.3V <sub>DD</sub>   | V    |
| V <sub>IH</sub>   | HIGH level input voltage                               |   | 0.7V <sub>DD</sub> | -    | V <sub>DD</sub> + 0.5 | V    |
| I <sub>IHL(max)</sub>   | maximum allowed input current through protection diode | V <sub>I</sub> ≥ V <sub>DD</sub> or V <sub>I</sub> ≤ V <sub>SS</sub>                              | -                  | -    | ±400                  | μA   |
| I <sub>OL</sub>   | LOW level output current                               | V <sub>OL</sub> = 1 V; V <sub>DD</sub> = 5 V  | 10                 | 25   | -                     | mA   |
| I <sub>OH</sub>   | HIGH level output current                              | V <sub>OH</sub> = V <sub>SS</sub>   | 30                 | -    | 300                   | μA   |
| I <sub>OHt</sub>  | transient pull-up current                              | HIGH during acknowledge (see Fig.14); V <sub>OH</sub> = V <sub>SS</sub> ; V <sub>DD</sub> = 2.5 V | -                  | -1   | -                     | mA   |
| C <sub>i</sub>  | input capacitance                                      |   | -                  | -    | 10                    | pF   |
| C <sub>o</sub>  | output capacitance                                     |   | -                  | -    | 10                    | pF   |
| <b>Port timing; C<sub>L</sub> ≤ 100 pF (see Figs 10 and 11)</b> |  |   |                    |      |                       |      |
| t <sub>pv</sub>   | output data valid                                      |   | -                  | -    | 4                     | μs   |
| t <sub>su</sub>   | input data set-up time                                 |   | 0                  | -    | -                     | μs   |
| t <sub>h</sub>  | input data hold time                                   |   | 4                  | -    | -                     | μs   |
| <b>Interrupt INT (see Fig.13)</b>                               |  |   |                    |      |                       |      |
| I <sub>OL</sub>   | LOW level output current                               | V <sub>OL</sub> = 0.4 V   | 1.6                | -    | -                     | mA   |
| I <sub>L</sub>  | leakage current  | V <sub>I</sub> = V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub>   | -1                 | -    | +1                    | μA   |
| <b>TIMING; C<sub>L</sub> ≤ 100 pF</b>                           |  |   |                    |      |                       |      |
| t <sub>iv</sub>   | input data valid time                                  |   | -                  | -    | 4                     | μs   |
| t <sub>ir</sub>   | reset delay time                                       |   | -                  | -    | 4                     | μs   |
| <b>Select inputs A0 to A2</b>                                   |  |   |                    |      |                       |      |
| V <sub>IL</sub>   | LOW level input voltage                                |   | -0.5               | -    | +0.3V <sub>DD</sub>   | V    |
| V <sub>IH</sub>   | HIGH level input voltage                               |   | 0.7V <sub>DD</sub> | -    | V <sub>DD</sub> + 0.5 | V    |
| I <sub>LI</sub>   | input leakage current                                  | pin at V <sub>DD</sub> or V <sub>SS</sub>   | -250               | -    | +250                  | nA   |

**Note**

1. The Power-on reset circuit resets the I<sup>2</sup>C-bus logic with V<sub>DD</sub> < V<sub>POR</sub> and sets all I/Os to logic 1 (with current source to V<sub>DD</sub>).

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

11 I<sup>2</sup>C-BUS TIMING CHARACTERISTICS

| SYMBOL   | PARAMETER                    | MIN. | TYP. | MAX. | UNIT |
|--|------------------------------|------|------|------|------|
| I <sup>2</sup> C-BUS TIMING (see Fig.15; note 1) |                              |      |      |      |      |
| f <sub>SCL</sub>                                 | SCL clock frequency          | -    | -    | 100  | kHz  |
| t <sub>sw</sub>                                  | tolerable spike width on bus | -    | -    | 100  | ns   |
| t <sub>BUF</sub>                                 | bus free time                | 4.7  | -    | -    | μs   |
| t <sub>SU:STA</sub>                              | START condition set-up time  | 4.7  | -    | -    | μs   |
| t <sub>HD:STA</sub>                              | START condition hold time    | 4.0  | -    | -    | μs   |
| t <sub>LOW</sub>                                 | SCL LOW time                 | 4.7  | -    | -    | μs   |
| t <sub>HIGH</sub>                                | SCL HIGH time                | 4.0  | -    | -    | μs   |
| t <sub>r</sub>                                   | SCL and SDA rise time        | -    | -    | 1.0  | μs   |
| t <sub>f</sub>                                   | SCL and SDA fall time        | -    | -    | 0.3  | μs   |
| t <sub>SU:DAT</sub>                              | data set-up time             | 250  | -    | -    | ns   |
| t <sub>HD:DAT</sub>                              | data hold time               | 0    | -    | -    | ns   |
| t <sub>VD:DAT</sub>                              | SCL LOW to data out valid    | -    | -    | 3.4  | μs   |
| t <sub>SU:STO</sub>                              | STOP condition set-up time   | 4.0  | -    | -    | μs   |

Note

- All the timing values are valid within the operating supply voltage and ambient temperature range and refer to V<sub>IL</sub> and V<sub>IH</sub> with an input voltage swing of V<sub>SS</sub> to V<sub>DD</sub>.

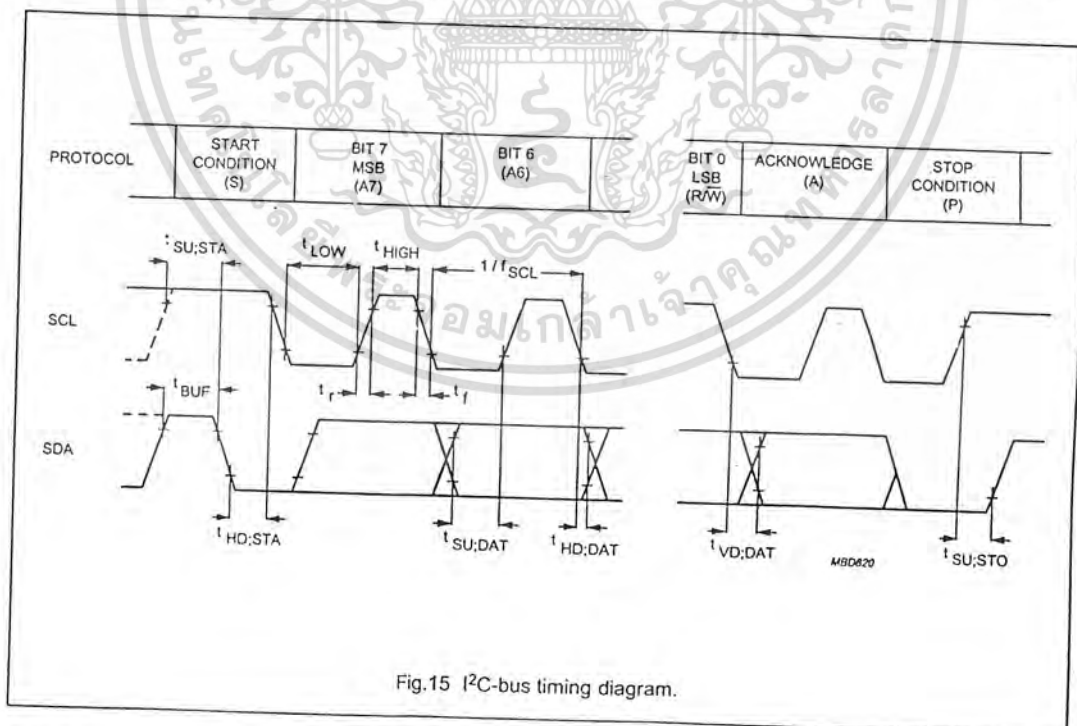


Fig.15 I<sup>2</sup>C-bus timing diagram.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

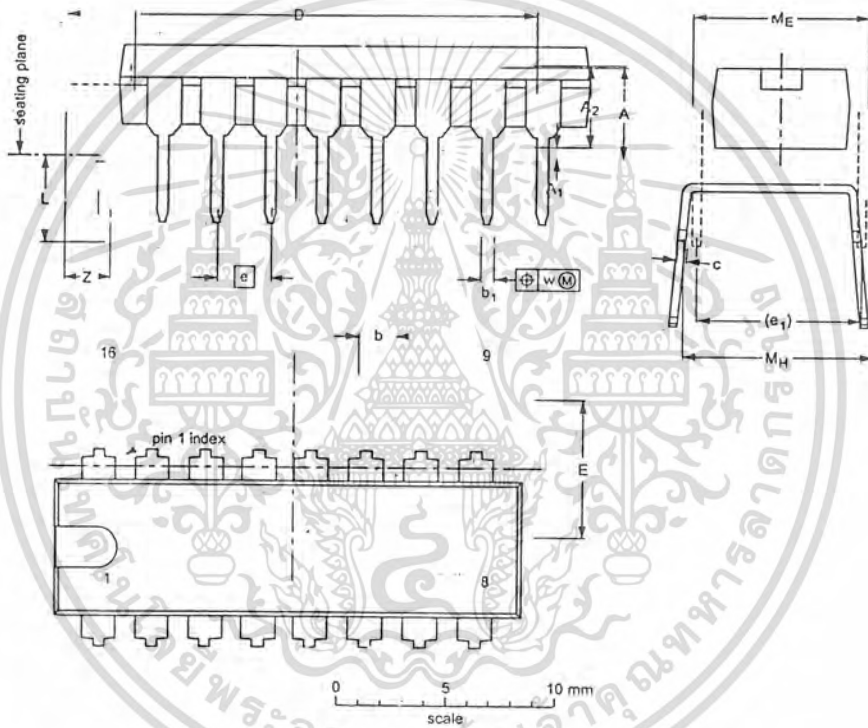
Remote 8-bit I/O expander for I<sup>2</sup>C-bus

PCF8574

12 PACKAGE OUTLINES

DIP16: plastic dual in-line package; 16 leads (300 mil); long-body

SOT38-1



DIMENSIONS (inch dimensions are derived from the original mm dimensions)

| UNIT   | A max. | A <sub>1</sub> min. | A <sub>2</sub> max. | b              | b <sub>1</sub> | c              | D <sup>(1)</sup> | E <sup>(1)</sup> | e    | e <sub>1</sub> | L            | M <sub>E</sub> | M <sub>H</sub> | w     | z <sup>(1)</sup> max. |
|--------|--------|---------------------|---------------------|----------------|----------------|----------------|------------------|------------------|------|----------------|--------------|----------------|----------------|-------|-----------------------|
| mm     | 4.7    | 0.51                | 3.7                 | 1.40<br>1.14   | 0.53<br>0.38   | 0.32<br>0.23   | 21.8<br>21.4     | 6.48<br>6.20     | 2.54 | 7.62           | 3.9<br>3.4   | 8.25<br>7.80   | 9.5<br>8.3     | 0.254 | 2.2                   |
| inches | 0.19   | 0.020               | 0.15                | 0.055<br>0.045 | 0.021<br>0.015 | 0.013<br>0.009 | 0.86<br>0.84     | 0.26<br>0.24     | 0.10 | 0.30           | 0.15<br>0.13 | 0.32<br>0.31   | 0.37<br>0.33   | 0.01  | 0.087                 |

Note

1. Plastic or metal protrusions of 0.25 mm maximum per side are not included.

| OUTLINE VERSION | REFERENCES |          |      | EUROPEAN PROJECTION | ISSUE DATE           |
|-----------------|------------|----------|------|---------------------|----------------------|
|                 | IEC        | JEDEC    | EIAJ |                     |                      |
| SOT38-1         | 050G09     | MO-001AE |      |                     | 92-10-02<br>95-01-19 |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-busTDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

## FEATURES

- Eight DACs with 6-bit resolution
- Adjustable common output swing
- Push-pull outputs
- Outputs short-circuit protected
- Three programmable slave address bits
- Large supply voltage range
- Low temperature coefficient.



## GENERAL DESCRIPTION

The interface circuit is a bipolar IC in a DIP16, SO16, or SO20 package made in an I<sup>2</sup>L-compatible 1.5 V process.

The TDA6444 contains eight programmable 6-bit DAC outputs, an I<sup>2</sup>C-bus slave receiver with three (two for SO16) programmable address bits and one input ( $V_{MAX}$ ) to set the maximum output voltage. Each DAC can be programmed separately by a 6-bit word to 64 values, but  $V_{MAX}$  determines the maximum output voltage for all DACs. The resolution will be approximately  $\frac{1}{64}V_{MAX}$ .

At power-on all DACs are set to their lowest value.

## QUICK REFERENCE DATA

| SYMBOL             | PARAMETER                  | CONDITIONS                   | MIN. | TYP.            | MAX.           | UNIT |
|--------------------|----------------------------|------------------------------|------|-----------------|----------------|------|
| $V_{CC}$           | supply voltage             |                              | 4.5  | 12              | 13.2           | V    |
| $I_{CC}$           | supply current             | $V_{CC} = 12\text{ V}$       | –    | 14              | –              | mA   |
| P                  | power dissipation          |                              | –    | 170             | –              | mW   |
| $V_{VMAX}$         | input effective voltage    |                              | 1    | –               | $V_{CC} - 2.0$ | V    |
| $V_{O(DACn)}$      | DAC output voltage         | $V_{MAX} = V_{CC}$           | 0.1  | –               | $V_{CC} - 0.5$ | V    |
| $V_{O(DACn)(max)}$ | maximum DAC output voltage | $1 < V_{MAX} < V_{CC} - 2.0$ | –    | $V_{MAX} + 0.3$ | –              | V    |
| $I_{source(min)}$  | minimum DAC source current | data = 1FH                   | 2    | –               | –              | mA   |
| $I_{sink(min)}$    | minimum DAC sink current   | data = 1FH                   | 2    | –               | –              | mA   |

## ORDERING INFORMATION

| TYPE NUMBER | PACKAGE |   |          |
|-------------|---------|---|----------|
|             | NAME    | DESCRIPTION   | VERSION  |
| TDA8444     | DIP16   | plastic dual in-line package; 16 leads (300 mil); long body | SOT38-1  |
| TDA8444T    | SO16    | plastic small outline package; 16 leads; body width 7.5 mm  | SOT162-1 |
| TDA8444AT   | SO20    | plastic small outline package; 20 leads; body width 7.5 mm  | SOT163-1 |

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-bus

TDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

BLOCK DIAGRAM

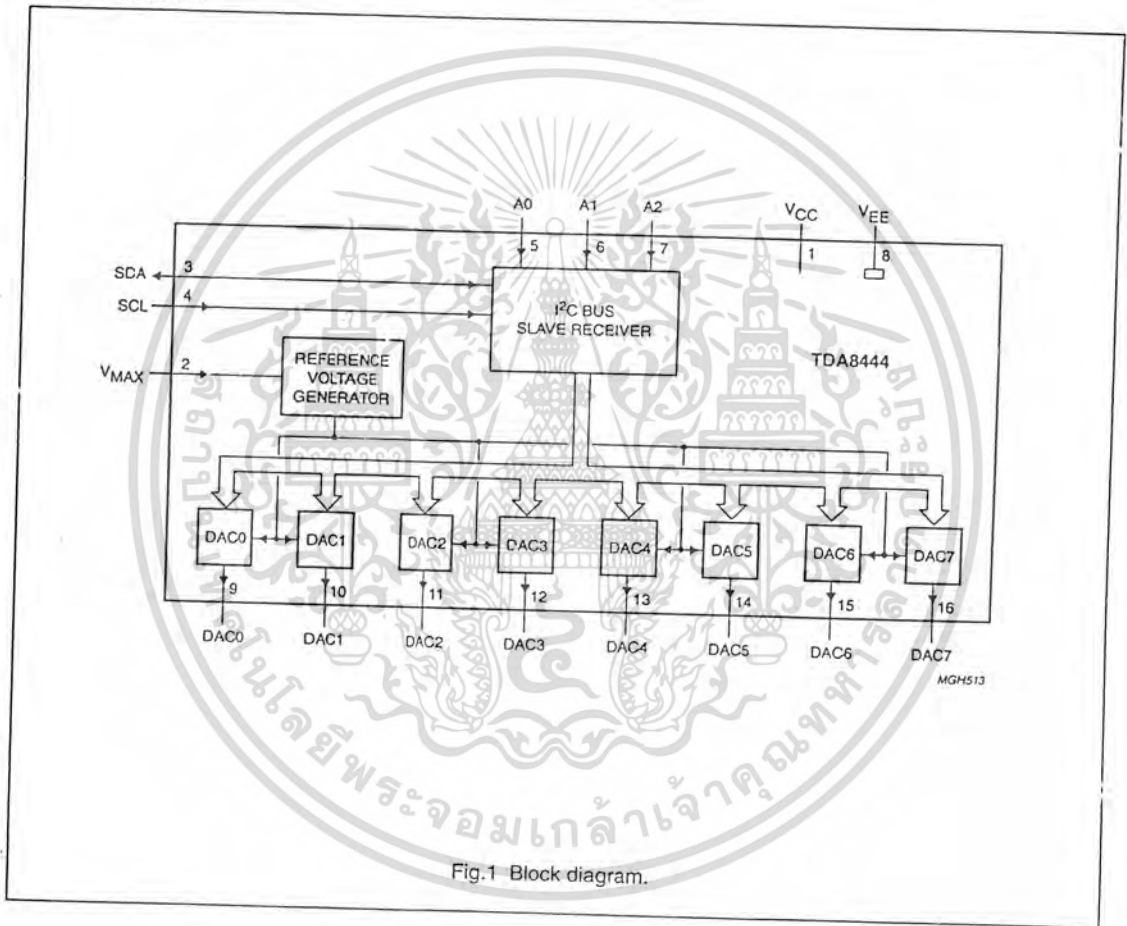


Fig.1 Block diagram.

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-bus

TDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

PINNING

| SYMBOL           | PIN                |                    |                     | DESCRIPTION  |
|------------------|--------------------|--------------------|---------------------|--|
|                  | TDA8444<br>(DIP16) | TDA8444T<br>(SO16) | TDA8444AT<br>(SO20) |  |
| V <sub>CC</sub>  | 1                  | 1                  | 1                   | supply voltage   |
| V <sub>MAX</sub> | 2                  | 2                  | 2                   | control input for DAC maximum output voltage                       |
| SDA              | 3                  | 3                  | 3                   | I <sup>2</sup> C-bus serial data input/output                      |
| SCL              | 4                  | 4                  | 4                   | I <sup>2</sup> C-bus serial clock                                  |
| A0               | 5                  | 6                  | 7                   | programmable address bit 0 for I <sup>2</sup> C-bus slave receiver |
| A1               | 6                  | 7                  | 8                   | programmable address bit 1 for I <sup>2</sup> C-bus slave receiver |
| A2               | 7                  | -                  | 9                   | programmable address bit 2 for I <sup>2</sup> C-bus slave receiver |
| V <sub>EE</sub>  | 8                  | 8                  | 10                  | ground   |
| DAC0             | 9                  | 9                  | 11                  | analog voltage output 0  |
| DAC1             | 10                 | 10                 | 13                  | analog voltage output 1  |
| DAC2             | 11                 | 11                 | 14                  | analog voltage output 2  |
| DAC3             | 12                 | 12                 | 15                  | analog voltage output 3  |
| DAC4             | 13                 | 13                 | 16                  | analog voltage output 4  |
| DAC5             | 14                 | 14                 | 17                  | analog voltage output 5  |
| DAC6             | 15                 | 15                 | 18                  | analog voltage output 6  |
| DAC7             | 16                 | 16                 | 20                  | analog voltage output 7  |
| n.c.             | -                  | 5                  | 5, 6, 12, 19        | not connected  |

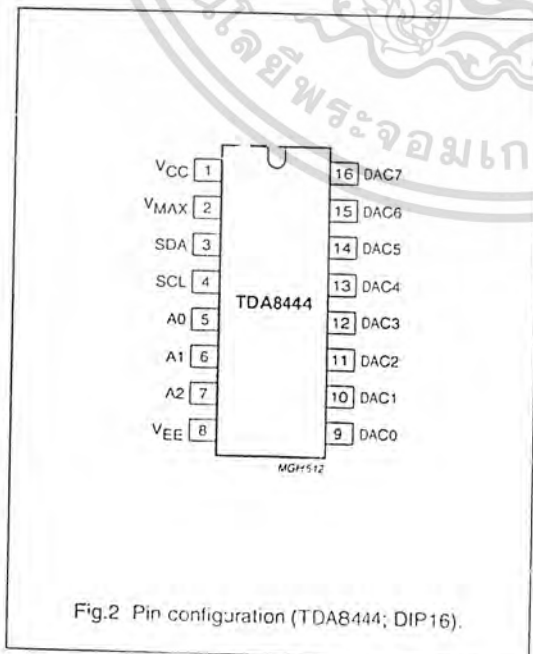


Fig.2 Pin configuration (TDA8444; DIP16).

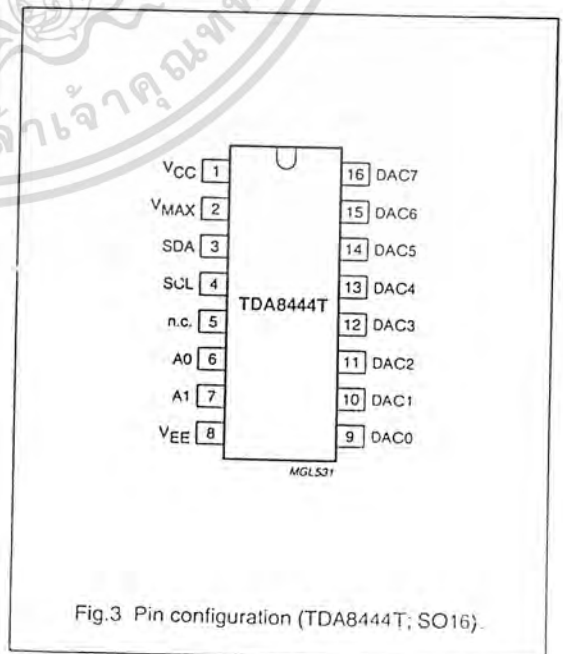


Fig.3 Pin configuration (TDA8444T; SO16).

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-bus

TDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

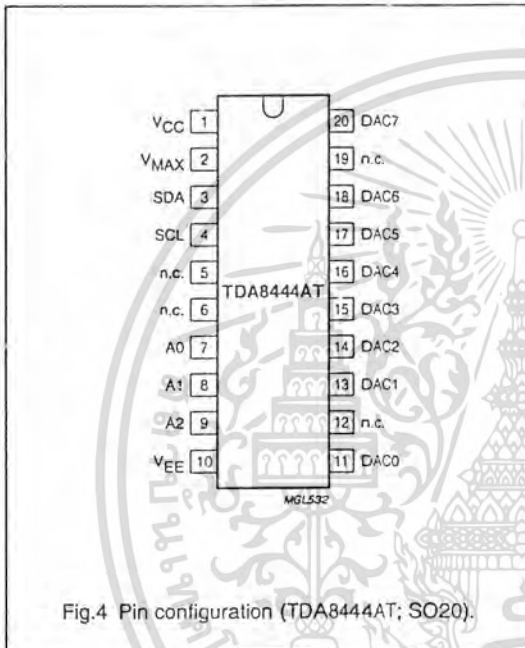


Fig.4 Pin configuration (TDA8444AT; SO20).

FUNCTIONAL DESCRIPTION

I<sup>2</sup>C-bus interface

The I<sup>2</sup>C-bus interface is a receive-only slave, which accepts data according the format shown in Table 1.

Table 1 I<sup>2</sup>C-bus format (see note 1)

|   |                    |   |                         |   |                       |   |   |
|---|--------------------|---|-------------------------|---|-----------------------|---|---|
| S | 0 1 0 0 A2 A1 A0 0 | A | 13 12 11 10 SD SC SB SA | A | X X D5 D4 D3 D2 D1 D0 | A | P |
|---|--------------------|---|-------------------------|---|-----------------------|---|---|

Note

1. S = START condition; A2 to A0 = programmable address bits; A = Acknowledge; 13 to 10 = Instruction bits; SD to SA = subaddress bits; X = don't care; D5 to D0 = data bits; P = STOP condition.

Valid addresses are:

TDA8444 and TDA8444AT: 40H, 42H, 44H, 46H, 48H, 4AH, 4CH and 4EH

TDA8444T: 48H, 4AH, 4CH and 4EH (A2 is always logic 1).

All other addresses cannot be acknowledged by the circuit. The actual slave address depends on the programmable address bits A2, A1 and A0. This way up to eight circuits can be used on one I<sup>2</sup>C-bus.

Valid instructions are: 00H to 0FH; F0H to FFH.

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-busTDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

The circuit will not react to other combinations of the 4 instruction bits I3 to I0 than 0 or F, but will still generate an acknowledge. The difference between instruction 0 and F is only important when more than one data byte is sent within one transmission. Instruction 0 causes the data bytes to be written into the DAC-latches with consecutive subaddresses starting with the subaddress given in the instruction byte (auto-increment of subaddress), while instruction F will cause a consecutive writing of the data bytes into the same DAC-latch whose subaddress was given in the instruction byte. In case of only one data byte the DAC-latch with the subaddress equal to the subaddress in the instruction byte will receive the data.

Valid subaddresses are: 0H to 7H.

The subaddresses correspond to DAC0 to DAC7. The Auto-Increment (AI) function of instruction 0, however, works on all possible subaddresses 0 to F in such a way that next to subaddress F, subaddress 0 will follow, and so on.

The data will be latched into the DAC-latch on the positive-going edge of the acknowledge related clock pulse.

The specification of the SCL and SDA I/O meets the I<sup>2</sup>C-bus specification. For protection against positive voltage pulses on pins 3 and 4, zener diodes are

connected between these pins and V<sub>EE</sub>. This means that normal bus line voltage should not exceed 5.5 V.

The address inputs A0, A1 and A2 can be easily programmed by either a connection to V<sub>EE</sub> (A<sub>n</sub> = 0) or V<sub>CC</sub> (A<sub>n</sub> = 1). If the inputs are left floating the result will be A<sub>n</sub> = 1.

V<sub>MAX</sub>

The V<sub>MAX</sub> input gives a means of compressing the DAC output voltage swing. The maximum DAC output voltage will be equal to V<sub>MAX</sub> + V<sub>DAC(min)</sub>, while the 6-bit resolution is maintained. This enables a higher voltage resolution for smaller output swings.

## DACs

The DACs consist of a 6-bit data-latch, current switches and an opamp. The current sources connected to the switches have values with weights 2<sup>0</sup> to 2<sup>5</sup>. The sum of the switched on currents is converted by the opamp into a voltage between approximately 0.5 and 10.5 V if V<sub>MAX</sub> = V<sub>CC</sub> = 12 V. The DAC outputs are short-circuit protected against V<sub>CC</sub> and V<sub>EE</sub>. Capacitive load on the DAC outputs should not exceed 2 nF in order to prevent possible oscillations at certain levels. The temperature coefficient for each of the outputs remains in all possible conditions well below 0.1 LSB per Kelvin.

## LIMITING VALUES

In accordance with the Absolute Maximum Rating System (IEC 134).

| SYMBOL             | PARAMETER  | MIN  | MAX.                  | UNIT |
|--------------------|--|------|-----------------------|------|
| V <sub>CC</sub>    | supply voltage   | -0.5 | +18                   | V    |
| I <sub>CC</sub>    | supply current   | -10  | +40                   | mA   |
| P <sub>(max)</sub> | maximum power dissipation                                      | -    | 500                   | mW   |
| V <sub>i(n)</sub>  | input voltage  | -0.5 | +5.9                  | V    |
|                    | pins SDA and SCL   | -0.5 | +5.9                  | V    |
|                    | pins V <sub>MAX</sub> , A0 to A2 and DAC0 to DAC7              | -0.5 | V <sub>CC</sub> + 0.5 | V    |
| I <sub>n</sub>     | current in all pins except V <sub>CC</sub> and V <sub>EE</sub> | -    | ±10                   | mA   |
| T <sub>stg</sub>   | storage temperature  | -65  | +150                  | °C   |
| T <sub>amb</sub>   | operating ambient temperature                                  | -20  | +70                   | °C   |

## QUALITY SPECIFICATION

In accordance with "SNW-FQ-611-E".

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-busTDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

## THERMAL CHARACTERISTICS

| SYMBOL               | PARAMETER                                   | CONDITIONS  | VALUE | UNIT |
|----------------------|---|-------------|-------|------|
| R <sub>th(j-a)</sub> | thermal resistance from junction to ambient | in free air |       |      |
|                      | TDA8444                                     |             | 75    | K/W  |
|                      | TDA8444T                                    | note 1      | 100   | K/W  |
|                      | TDA8444AT                                   | note 1      | 85    | K/W  |

## Note

- When mounted on a Printed-Circuit Board (PCB).

## CHARACTERISTICS

V<sub>CC</sub> = 12 V; T<sub>amb</sub> = 25 °C; unless otherwise specified.

| SYMBOL                         | PARAMETER                | CONDITIONS   | MIN. | TYP. | MAX.                  | UNIT |
|--------------------------------|--------------------------|--|------|------|-----------------------|------|
| <b>Supply</b>                  |                          |  |      |      |                       |      |
| V <sub>CC</sub>                | supply voltage           |  | 4.5  | 12   | 13.2                  | V    |
| I <sub>CC</sub>                | supply current           | V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub> = 12 V;<br>data = 00H | 12   | 14   | 19                    | mA   |
| P                              | power dissipation        |  | -    | 170  | 250                   | mW   |
| V <sub>rst</sub>               | power reset voltage      |  | 1    | -    | 4                     | V    |
| <b>Pin V<sub>MAX</sub></b>     |                          |  |      |      |                       |      |
| V <sub>i(VMAX)</sub>           | input effective voltage  |  | 1    | -    | V <sub>CC</sub> - 2.0 | V    |
| I <sub>i</sub>                 | input current            | V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub>                       | -    | -    | 10                    | μA   |
|                                |                          | V <sub>MAX</sub> = 1 V                                   | -    | -    | 10                    | μA   |
| <b>Pins SDA and SCL</b>        |                          |  |      |      |                       |      |
| V <sub>I</sub>                 | input voltage            |  | 0    | -    | 5.5                   | V    |
| V <sub>IL</sub>                | LOW-level input voltage  |  | -    | -    | 1.0                   | V    |
| V <sub>IH</sub>                | HIGH-level input voltage |  | 3.0  | -    | -                     | V    |
| I <sub>IL</sub>                | LOW-level input current  | V <sub>SDA</sub> = V <sub>SCL</sub> = -0.3 V             | -    | -    | -10                   | μA   |
| I <sub>IH</sub>                | HIGH-level input current | V <sub>SDA</sub> = V <sub>SCL</sub> = 6 V                | -    | -    | ±10                   | μA   |
| <b>PIN SDA</b>                 |                          |  |      |      |                       |      |
| V <sub>OL</sub>                | LOW-level output voltage | I <sub>L</sub> = 3 mA                                    | -    | -    | 0.4                   | V    |
| I <sub>o(sink)</sub>           | output sink current      |  | 3    | 8    | -                     | mA   |
| <b>Address bits (A0 to A2)</b> |                          |  |      |      |                       |      |
| V <sub>I</sub>                 | input voltage            |  | 0    | -    | V <sub>CC</sub>       | V    |
| V <sub>IL</sub>                | LOW-level input voltage  |  | -    | -    | 1.0                   | V    |
| V <sub>IH</sub>                | HIGH-level input voltage |  | 2.2  | -    | -                     | V    |
| I <sub>IL</sub>                | LOW-level input current  | V <sub>An</sub> = V <sub>EE</sub>                        | -10  | -15  | -                     | μA   |
| I <sub>IH</sub>                | HIGH-level input current | V <sub>An</sub> = V <sub>CC</sub>                        | -    | -    | 1                     | μA   |

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-busTDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

| SYMBOL                 | PARAMETER                            | CONDITIONS  | MIN. | TYP.           | MAX.                  | UNIT  |
|------------------------|--------------------------------------|---|------|----------------|-----------------------|-------|
| DACs (DAC0 to DAC7)    |                                      |   |      |                |                       |       |
| V <sub>o</sub>         | DAC output voltage                   | V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub>  | 0.1  | –              | V <sub>CC</sub> – 0.5 | V     |
| V <sub>o(min)</sub>    | minimum output voltage               | data = 00H;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA   | 0.1  | 0.28           | 0.5                   | V     |
| V <sub>o(max)</sub>    | maximum output voltage               | data = 3FH;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA<br>V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub><br>–1 < V <sub>MAX</sub> < 10 V | 10.0 | 10.5<br>note 1 | 11.5                  | V     |
| I <sub>o(sink)</sub>   | output sink current                  | V <sub>DAC</sub> = V <sub>CC</sub> ;<br>data = 1FH  | 2    | 8              | 15                    | mA    |
| I <sub>o(source)</sub> | output source current                | V <sub>DAC</sub> = V <sub>EE</sub> ;<br>data = 1FH  | –2   | –              | –6                    | mA    |
| Z <sub>o</sub>         | output impedance                     | –2 ≤ I <sub>L</sub> ≤ +2 mA;<br>data = 1FH  | –    | 4              | 50                    | Ω     |
| DNL                    | differential non-linearity           | V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub> ;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA  | –    | –              | ±0.5                  | LSB   |
| INL                    | integral non-linearity               | V <sub>MAX</sub> = V <sub>CC</sub> ;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA  | –    | –              | ±0.5                  | LSB   |
| ΔG <sub>FS</sub>       | DC gain match at full-scale          | data = 3FH;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA   | –    | –              | 5                     | %     |
| ΔG/Δdata               | DC gain versus other DAC data change | data = 3FH;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA   | –    | <±0.5          | –                     | LSB   |
| TC                     | temperature coefficient              | data = 3FH;<br>I <sub>L</sub> = –2 mA   | –    | <±0.1          | –                     | LSB/K |

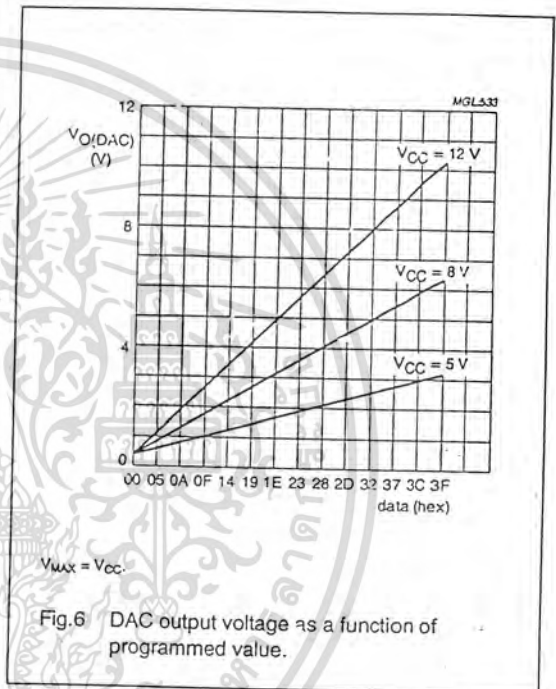
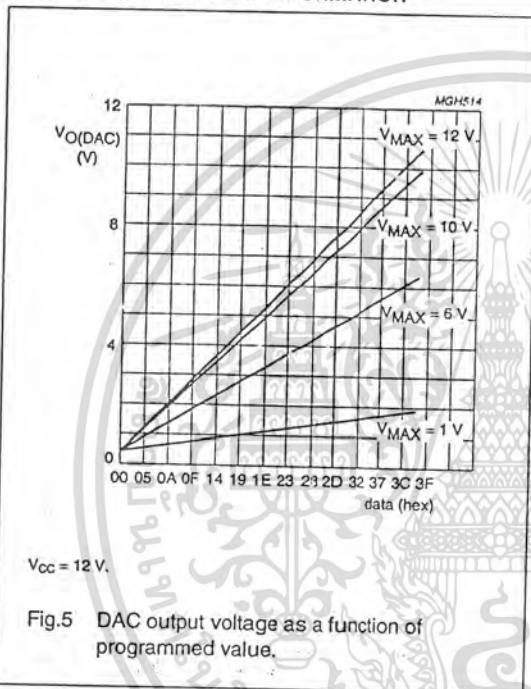
## Note

1. The output voltage is typically:  $\frac{V_{\text{swing}}}{(V_{\text{CC}} - 2.0)} \times V_{\text{MAX}} + V_{o(00H)}$  with  $V_{\text{swing}} = V_{o(3FH)} - V_{o(00H)}$  for  $V_{\text{MAX}} = V_{\text{CC}}$ .

Octuple 6-bit DACs with I<sup>2</sup>C-bus

TDA8444; TDA8444T;  
TDA8444AT

TEST AND APPLICATION INFORMATION



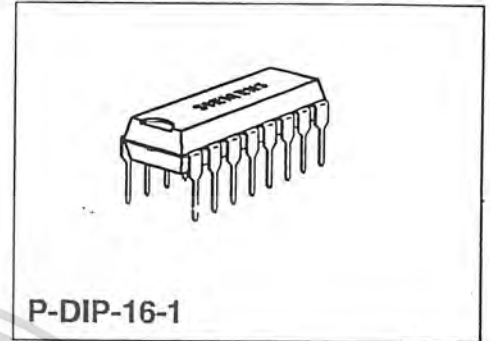
## Phase Control IC

TCA 785

Bipolar IC

### Features

- Reliable recognition of zero passage
- Large application scope
- May be used as zero point switch
- LSL compatible
- Three-phase operation possible (3 ICs)
- Output current 250 mA
- Large ramp current range
- Wide temperature range



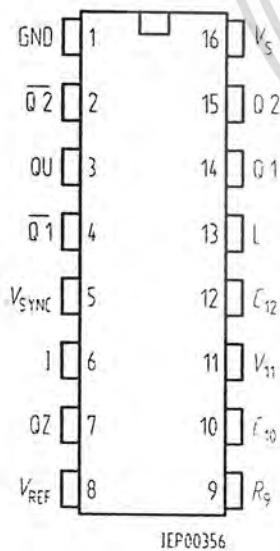
P-DIP-16-1

| Type    | Ordering Code | Package    |
|---------|---------------|------------|
| TCA 785 | Q67000-A2321  | P-DIP-16-1 |

This phase control IC is intended to control thyristors, triacs, and transistors. The trigger pulses can be shifted within a phase angle between 0° and 180°. Typical applications include converter circuits, AC controllers and three-phase current controllers.

This IC replaces the previous types TCA 780 and TCA 780 D.

### Pin Definitions and Functions



| Pin | Symbol          | Function            |
|-----|-----------------|---------------------|
| 1   | GND             | Ground              |
| 2   | $\overline{Q2}$ | Output 2 inverted   |
| 3   | $\overline{QU}$ | Output U            |
| 4   | $\overline{Q2}$ | Output 1 inverted   |
| 5   | $V_{SYNC}$      | Synchronous voltage |
| 6   | I               | Inhibit             |
| 7   | $\overline{QZ}$ | Output Z            |
| 8   | $V_{REF}$       | Stabilized voltage  |
| 9   | $R_9$           | Ramp resistance     |
| 10  | $C_{10}$        | Ramp capacitance    |
| 11  | $V_{11}$        | Control voltage     |
| 12  | $C_{12}$        | Pulse extension     |
| 13  | L               | Long pulse          |
| 14  | Q 1             | Output 1            |
| 15  | Q 2             | Output 2            |
| 16  | $V_S$           | Supply voltage      |

### Pin Configuration

(top view)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษเท่านั้น ไม่อนุญาตให้ใช้เพื่อการค้า

**Functional Description**

The synchronization signal is obtained via a high-ohmic resistance from the line voltage (voltage  $V_5$ ). A zero voltage detector evaluates the zero passages and transfers them to the synchronization register.

This synchronization register controls a ramp generator, the capacitor  $C_{10}$  of which is charged by a constant current (determined by  $R_9$ ). If the ramp voltage  $V_{10}$  exceeds the control voltage  $V_{11}$  (triggering angle  $\varphi$ ), a signal is processed to the logic. Dependent on the magnitude of the control voltage  $V_{11}$ , the triggering angle  $\varphi$  can be shifted within a phase angle of  $0^\circ$  to  $180^\circ$ .

For every half wave, a positive pulse of approx.  $30 \mu s$  duration appears at the outputs Q 1 and Q 2. The pulse duration can be prolonged up to  $180^\circ$  via a capacitor  $C_{12}$ . If pin 12 is connected to ground, pulses with a duration between  $\varphi$  and  $180^\circ$  will result.

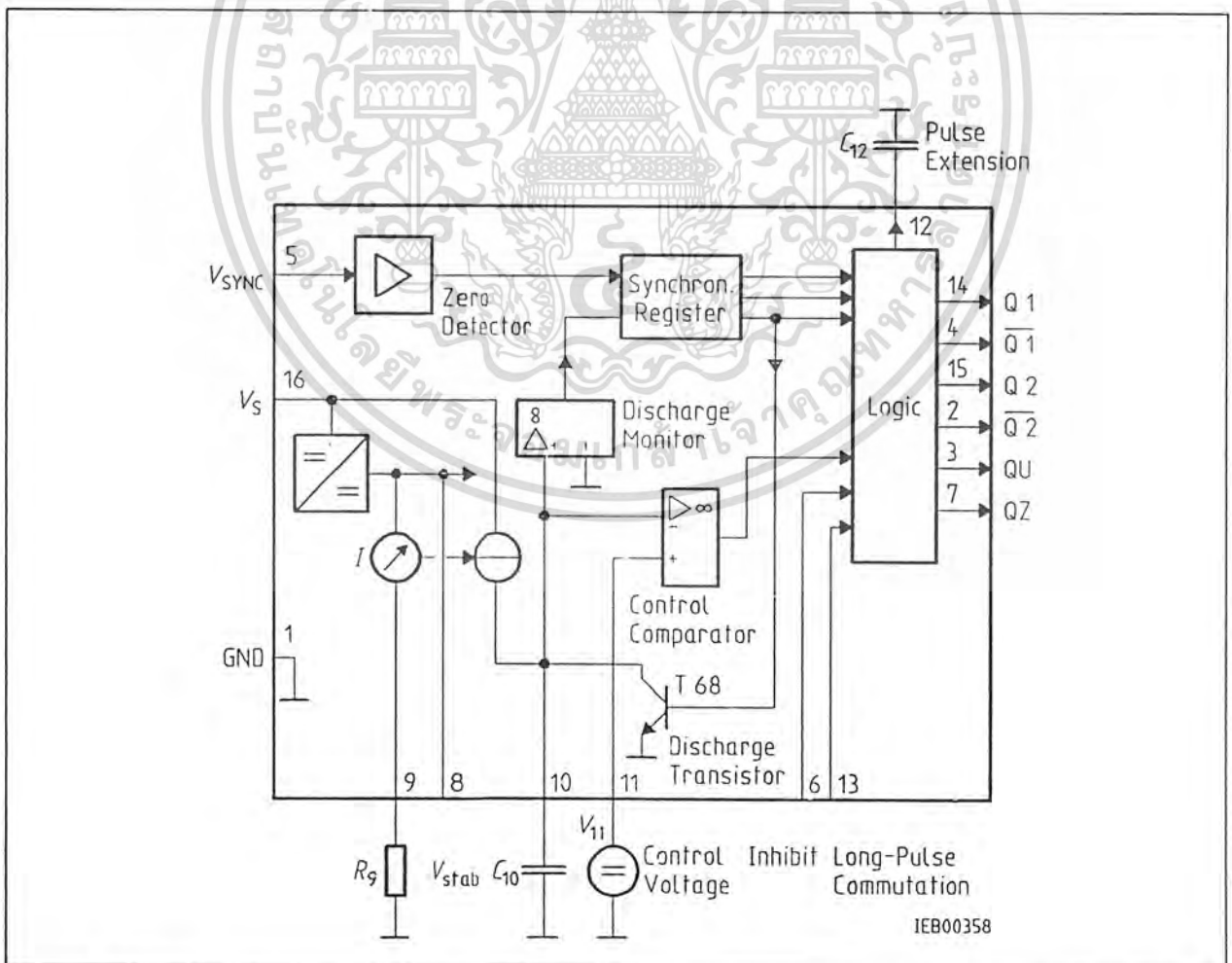
Outputs  $\overline{Q1}$  and  $\overline{Q2}$  supply the inverse signals of Q 1 and Q 2.

A signal of  $\varphi + 180^\circ$  which can be used for controlling an external logic, is available at pin 3.

A signal which corresponds to the NOR link of Q 1 and Q 2 is available at output Q Z (pin 7).

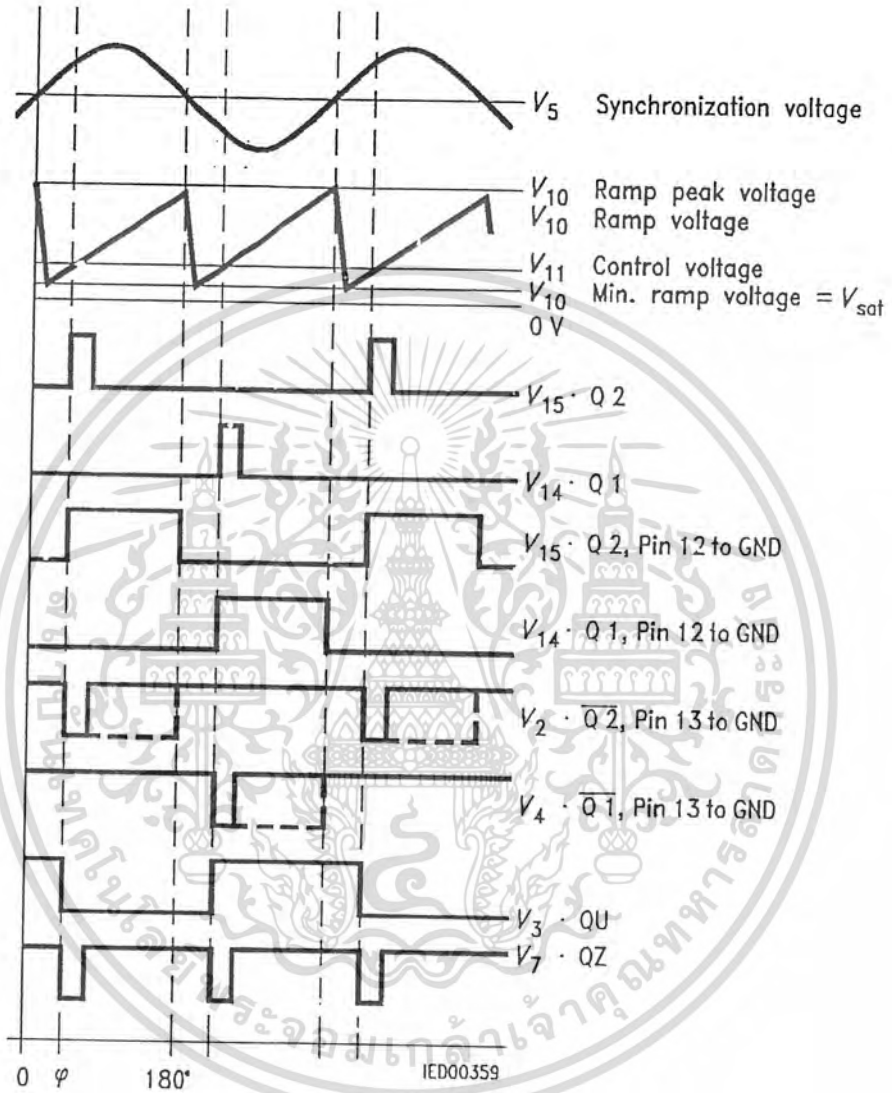
The inhibit input can be used to disable outputs Q1, Q2 and  $\overline{Q1}$ ,  $\overline{Q2}$ .

Pin 13 can be used to extend the outputs  $\overline{Q1}$  and  $\overline{Q2}$  to full pulse length ( $180^\circ - \varphi$ ).



**Block Diagram** ที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Pulse Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### Absolute Maximum Ratings

| Parameter                        | Symbol     | Limit Values |           | Unit        |
|----------------------------------|------------|--------------|-----------|-------------|
|                                  |            | min.         | max.      |             |
| Supply voltage                   | $V_s$      | - 0.5        | 18        | V           |
| Output current at pin 14, 15     | $I_a$      | - 10         | 400       | mA          |
| Inhibit voltage                  | $V_6$      | - 0.5        | $V_s$     | V           |
| Control voltage                  | $V_{11}$   | - 0.5        | $V_s$     | V           |
| Voltage short-pulse circuit      | $V_{13}$   | - 0.5        | $V_s$     | V           |
| Synchronization input current    | $V_5$      | - 200        | $\pm 200$ | $\mu A$     |
| Output voltage at pin 14, 15     | $V_a$      |              | $V_s$     | V           |
| Output current at pin 2, 3, 4, 7 | $I_a$      |              | 10        | mA          |
| Output voltage at pin 2, 3, 4, 7 | $V_a$      |              | $V_s$     | V           |
| Junction temperature             | $T_j$      |              | 150       | $^{\circ}C$ |
| Storage temperature              | $T_{stg}$  | - 55         | 125       | $^{\circ}C$ |
| Thermal resistance system - air  | $R_{thSA}$ |              | 80        | K/W         |

### Operating Range

|                     |       |      |     |             |
|---------------------|-------|------|-----|-------------|
| Supply voltage      | $V_s$ | 8    | 18  | V           |
| Operating frequency | $f$   | 10   | 500 | Hz          |
| Ambient temperature | $T_A$ | - 25 | 85  | $^{\circ}C$ |

### Characteristics

$8 \leq V_s \leq 18 \text{ V}; -25 \text{ }^{\circ}C \leq T_A \leq 85 \text{ }^{\circ}C; f = 50 \text{ Hz}$

| Parameter   | Symbol              | Limit Values |      |                       | Unit      | Test Circuit |
|---|---------------------|--------------|------|-----------------------|-----------|--------------|
|   |                     | min.         | typ. | max.                  |           |              |
| Supply current consumption<br>S1 ... S6 open<br>$V_{11} = 0 \text{ V}$<br>$C_{10} = 47 \text{ nF}; R_9 = 100 \text{ k}\Omega$ | $I_s$               | 4.5          | 6.5  | 10                    | mA        | 1            |
| Synchronization pin 5<br>Input current<br>$R_2$ varied  | $I_{5 \text{ rms}}$ | 30           |      | 200                   | $\mu A$   | 1            |
| Offset voltage  | $\Delta V_5$        |              | 30   | 75                    | mV        | 4            |
| Control input pin 11<br>Control voltage range   | $V_{11}$            | 0.2          |      | $V_{10 \text{ peak}}$ | V         | 1            |
| Input resistance  | $R_{11}$            |              | 15   |                       | $k\Omega$ | 5            |

### Characteristics (cont'd)

$8 \leq V_s \leq 18 \text{ V}; -25 \text{ }^\circ\text{C} \leq T_A \leq 85 \text{ }^\circ\text{C}; f = 50 \text{ Hz}$

| Parameter                                    | Symbol                      | Limit Values |         |           | Unit             | Test Circuit |
|--|-----------------------------|--------------|---------|-----------|------------------|--------------|
|  |                             | min.         | typ.    | max.      |                  |              |
| Ramp generator                               |                             |              |         |           |                  |              |
| Charge current                               | $I_{10}$                    | 10           |         | 1000      | $\mu\text{A}$    |              |
| Max. ramp voltage                            | $V_{10}$                    |              |         | $V_2 - 2$ | V                | 1            |
| Saturation voltage at capacitor              | $V_{10}$                    | 100          | 225     | 350       | mV               | 1.6          |
| Ramp resistance                              | $R_9$                       | 3            |         | 300       | $\text{k}\Omega$ | 1            |
| Sawtooth return time                         | $t_f$                       |              | 80      |           | $\mu\text{s}$    | 1            |
| Inhibit pin 6                                |                             |              |         |           |                  |              |
| switch-over of pin 7                         |                             |              |         |           |                  |              |
| Outputs disabled                             | $V_{6L}$                    |              | 3.3     | 2.5       | V                | 1            |
| Outputs enabled                              | $V_{6H}$                    | 4            | 3.3     |           | V                | 1            |
| Signal transition time                       | $t_r$                       | 1            |         | 5         | $\mu\text{s}$    | 1            |
| Input current                                | $I_{6H}$                    |              | 500     | 800       | $\mu\text{A}$    | 1            |
| $V_6 = 8 \text{ V}$                          |                             |              |         |           |                  |              |
| Input current                                | $-I_{6L}$                   | 80           | 150     | 200       | $\mu\text{A}$    | 1            |
| $V_6 = 1.7 \text{ V}$                        |                             |              |         |           |                  |              |
| Deviation of $I_{10}$                        | $I_{10}$                    | -5           |         | 5         | %                | 1            |
| $R_9 = \text{const.}$                        |                             |              |         |           |                  |              |
| $V_s = 12 \text{ V}; C_{10} = 47 \text{ nF}$ |                             |              |         |           |                  |              |
| Deviation of $I_{10}$                        | $I_{10}$                    | -20          |         | 20        | %                | 1            |
| $R_9 = \text{const.}$                        |                             |              |         |           |                  |              |
| $V_s = 8 \text{ V to } 18 \text{ V}$         |                             |              |         |           |                  |              |
| Deviation of the ramp voltage                |                             |              |         |           |                  |              |
| between 2 following                          |                             |              |         |           |                  |              |
| half-waves, $V_s = \text{const.}$            | $\Delta V_{10 \text{ max}}$ |              | $\pm 1$ |           | %                |              |
| Long pulse switch-over                       |                             |              |         |           |                  |              |
| pin 13                                       |                             |              |         |           |                  |              |
| switch-over of S8                            |                             |              |         |           |                  |              |
| Short pulse at output                        | $V_{13H}$                   | 3.5          | 2.5     |           | V                | 1            |
| Long pulse at output                         | $V_{13L}$                   |              | 2.5     | 2         | V                | 1            |
| Input current                                | $I_{13H}$                   |              |         | 10        | $\mu\text{A}$    | 1            |
| $V_{13} = 8 \text{ V}$                       |                             |              |         |           |                  |              |
| Input current                                | $-I_{13L}$                  | 45           | 65      | 100       | $\mu\text{A}$    | 1            |
| $V_{13} = 1.7 \text{ V}$                     |                             |              |         |           |                  |              |
| Outputs pin 2, 3, 4, 7                       |                             |              |         |           |                  |              |
| Reverse current                              | $I_{CEO}$                   |              |         | 10        | $\mu\text{A}$    | 2.6          |
| $V_Q = V_s$                                  |                             |              |         |           |                  |              |
| Saturation voltage                           | $V_{\text{sat}}$            | 0.1          | 0.4     | 2         | V                | 2.6          |
| $I_Q = 2 \text{ mA}$                         |                             |              |         |           |                  |              |

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### Characteristics (cont'd)

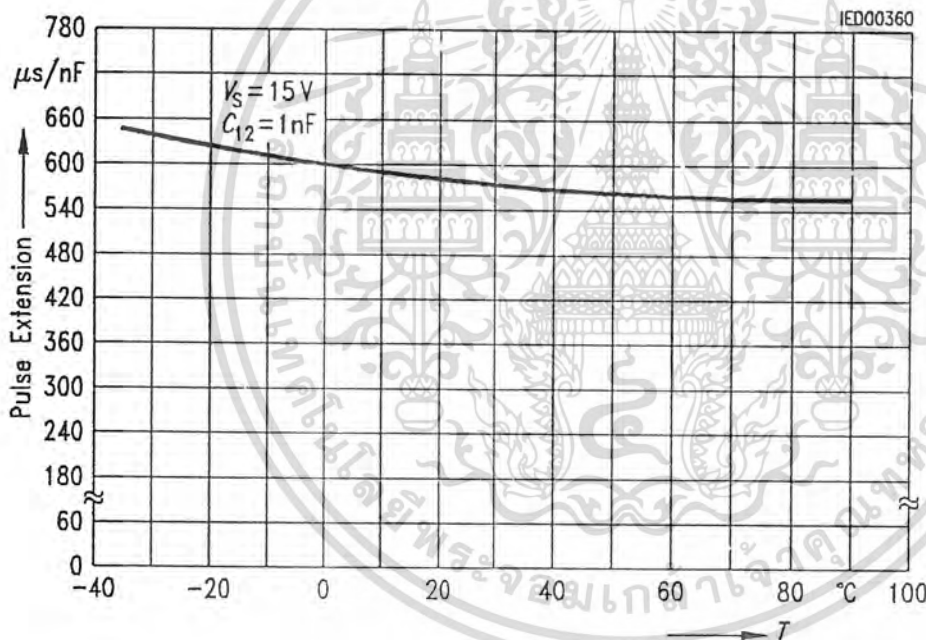
$8 \leq V_s \leq 18 \text{ V}; -25 \text{ }^\circ\text{C} \leq T_A \leq 85 \text{ }^\circ\text{C}; f = 50 \text{ Hz}$

| Parameter                                    | Symbol         | Limit Values |                    |                    | Unit                    | Test Circuit |
|--|----------------|--------------|--------------------|--------------------|-------------------------|--------------|
|  |                | min.         | typ.               | max.               |                         |              |
| Outputs pin 14, 15                           |                |              |                    |                    |                         |              |
| H-output voltage<br>$- I_o = 250 \text{ mA}$ | $V_{14/15 H}$  | $V_s - 3$    | $V_s - 2.5$        | $V_s - 1.0$        | V                       | 3.6          |
| L-output voltage<br>$I_o = 2 \text{ mA}$     | $V_{14/15 L}$  | 0.3          | 0.8                | 2                  | V                       | 2.6          |
| Pulse width (short pulse)<br>S9 open         | $t_p$          | 20           | 30                 | 40                 | $\mu\text{s}$           | 1            |
| Pulse width (short pulse)<br>with $C_{12}$   | $t_p$          | 530          | 620                | 760                | $\mu\text{s}/\text{nF}$ | 1            |
| Internal voltage control                     |                |              |                    |                    |                         |              |
| Reference voltage                            | $V_{REF}$      | 2.8          | 3.1                | 3.4                | V                       | 1            |
| Parallel connection of<br>10 ICs possible    |                |              |                    |                    |                         |              |
| TC of reference voltage                      | $\alpha_{REF}$ |              | $2 \times 10^{-4}$ | $5 \times 10^{-4}$ | 1/K                     | 1            |

Application Hints for External Components

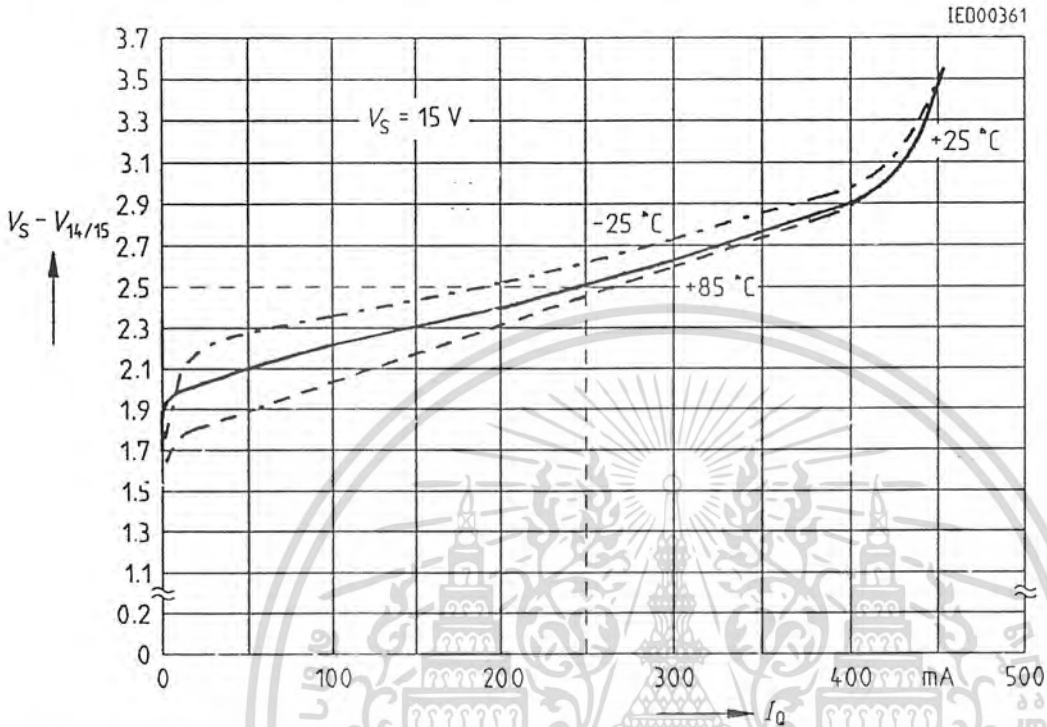
|                  |   |        |                      |   |
|------------------|---|--------|----------------------|---|
|                  |   | min    | max                  |   |
| Ramp capacitance | $C_{10}$  | 500 pF | $1 \mu\text{F}^{1)}$ | The minimum and maximum values of $I_{10}$ are to be observed   |
| Triggering point | $t_{Tr} = \frac{V_{11} \times R_9 \times C_{10}}{V_{REF} \times K}$ |        | 2)                   |   |
| Charge current   | $I_{10} = \frac{V_{REF} \times K}{R_9}$                             |        | 2)                   | Ramp voltage<br>$V_{10 \max} = V_S - 2 \text{ V}$ $V_{10} = \frac{V_{REF} \times K \times t}{R_9 \times C_{10}}$ 2) |

Pulse Extension versus Temperature

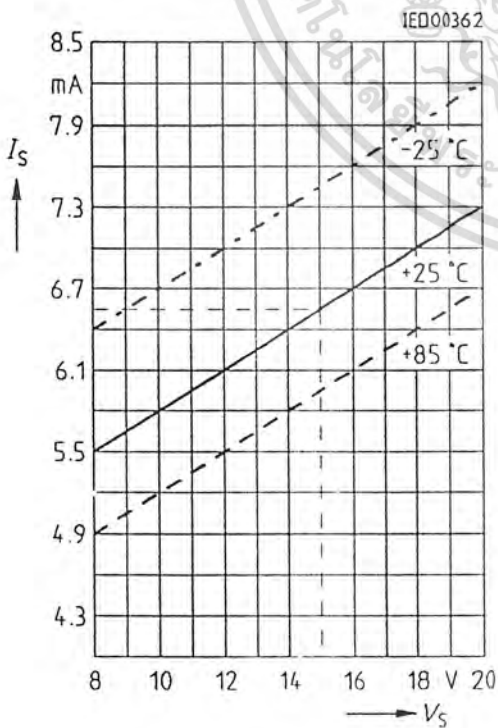


- 1) Attention to flyback times
- 2)  $K = 1.10 \pm 20 \%$

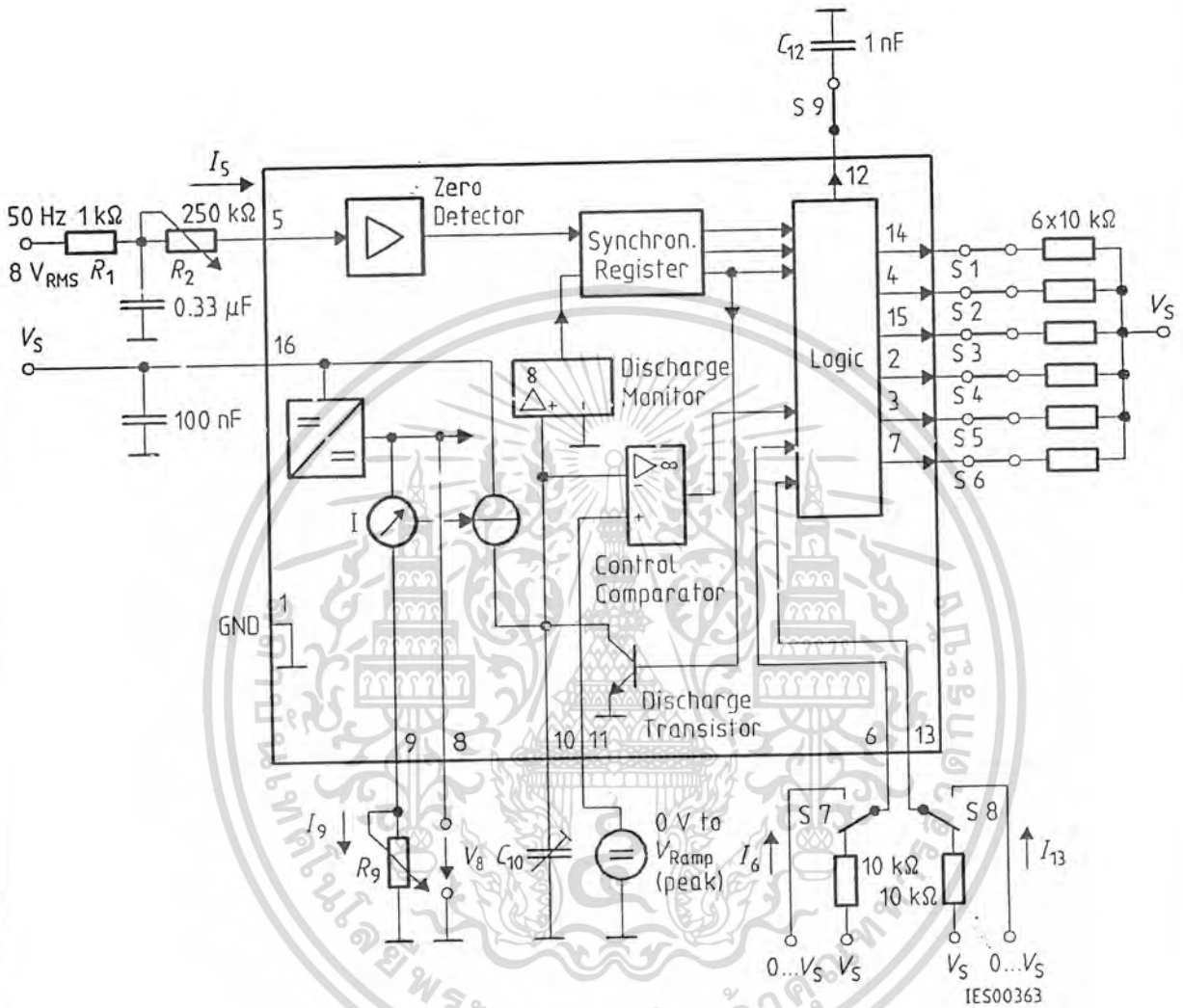
Output Voltage measured to +  $V_S$



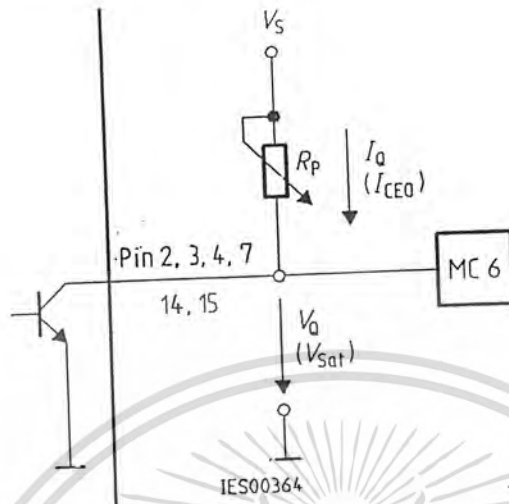
Supply Current versus Supply Voltage



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

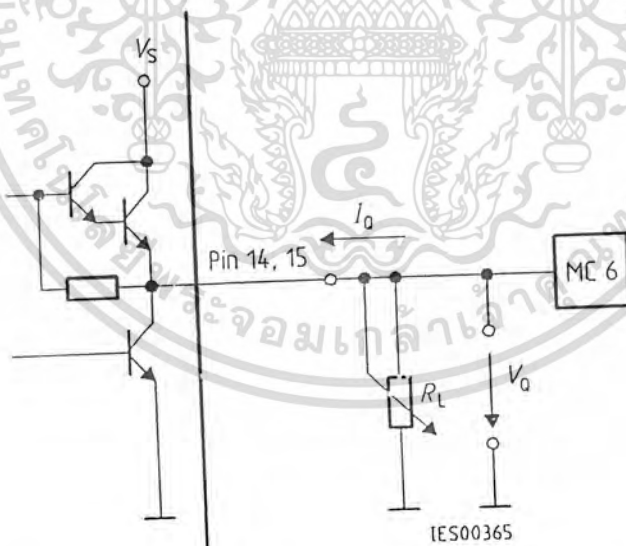


It is necessary for all measurements to adjust the ramp with the aid of  $C_{10}$  and  $R_9$  in the way that  $3\text{ V} \leq V_{\text{ramp max}} \leq V_S - 2\text{ V}$   
 e.g.  $C_{10} = 47\text{ nF}$ ;  $18\text{ V}$ :  $R_9 = 47\text{ k}\Omega$ ;  $8\text{ V}$ :  $R_9 = 120\text{ k}\Omega$



The remaining pins are connected as in test circuit 1

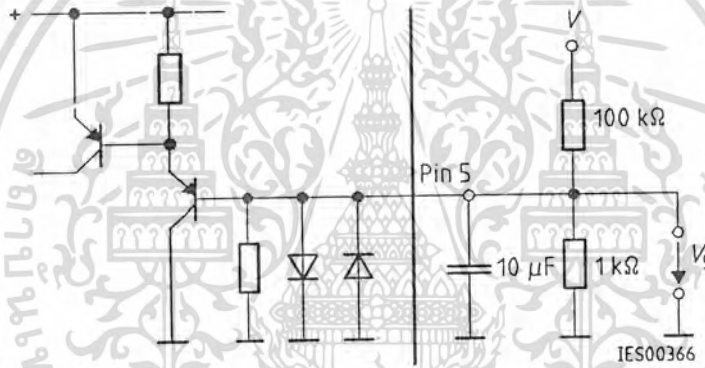
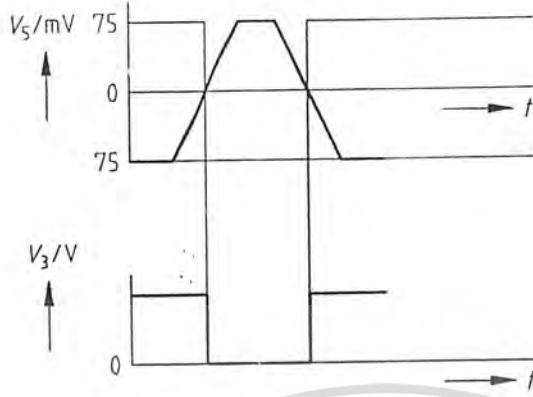
Test Circuit 2



The remaining pins are connected as in test circuit 1

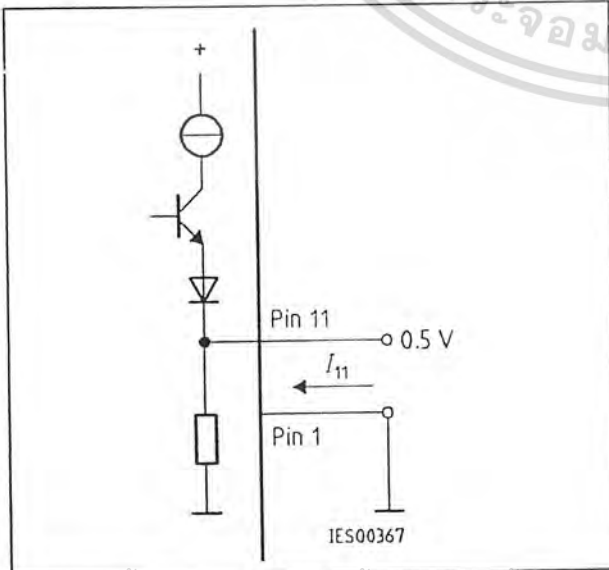
Test Circuit 3

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



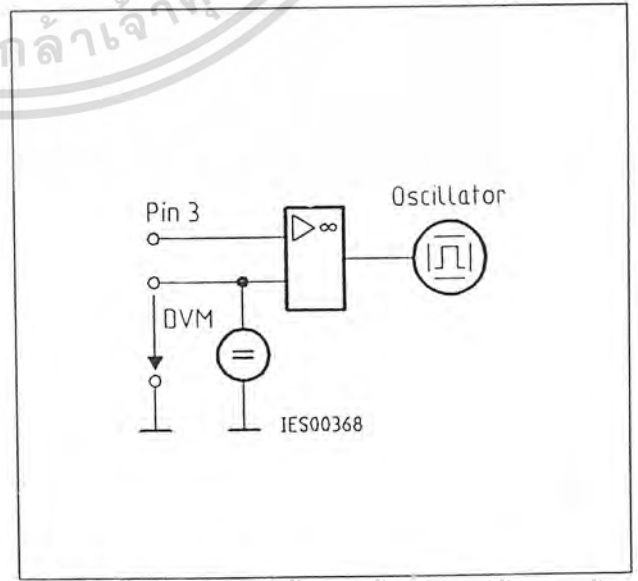
Remaining pins are connected as in test circuit 1  
The 10  $\mu$ F capacitor at pin 5 serves only for test purposes

**Test Circuit 4**



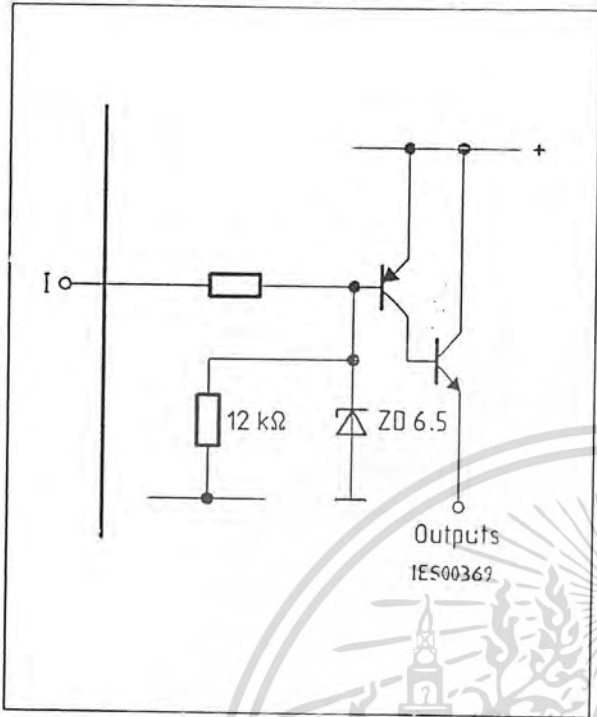
**Test Circuit 5**

Semiconductor Group

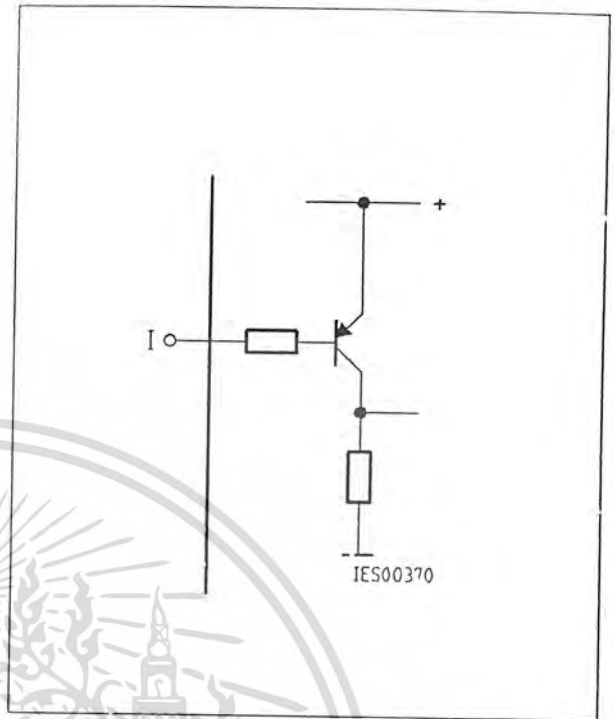


**Test Circuit 6**

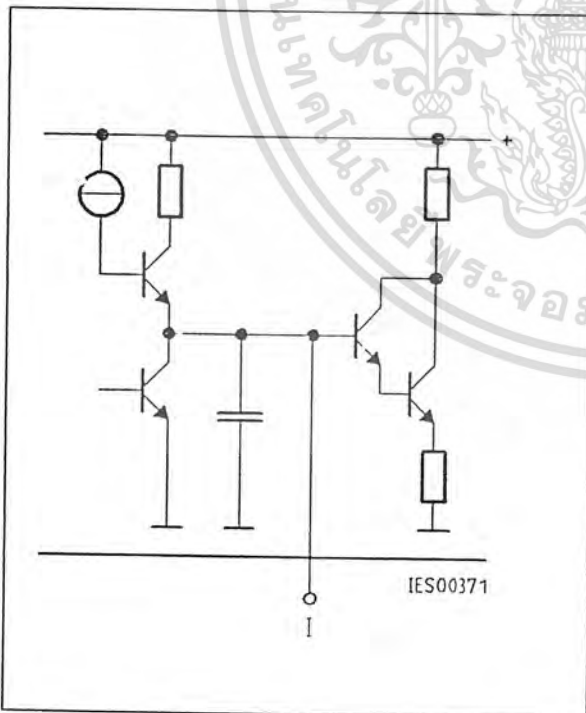
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



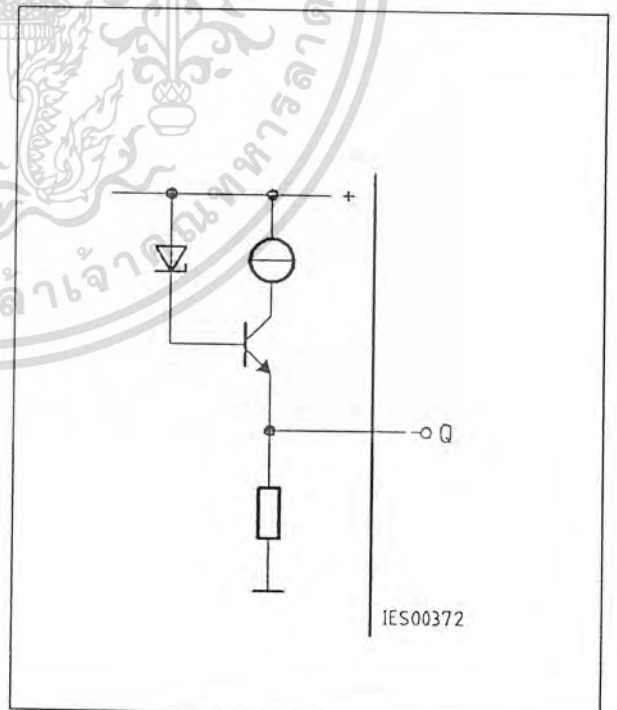
Inhibit 6



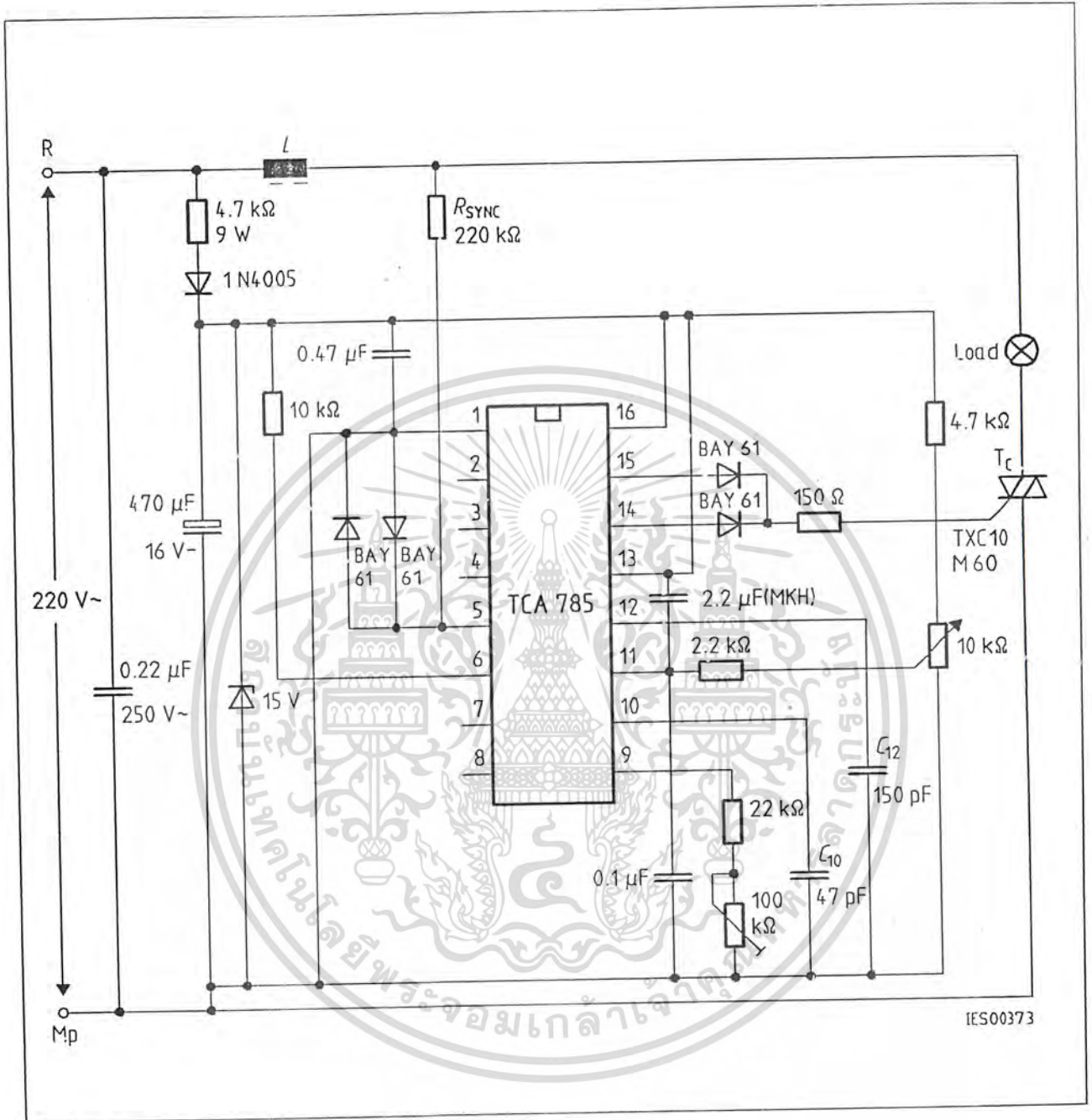
Long Pulse 13



Pulse Extension 12



Reference Voltage 8

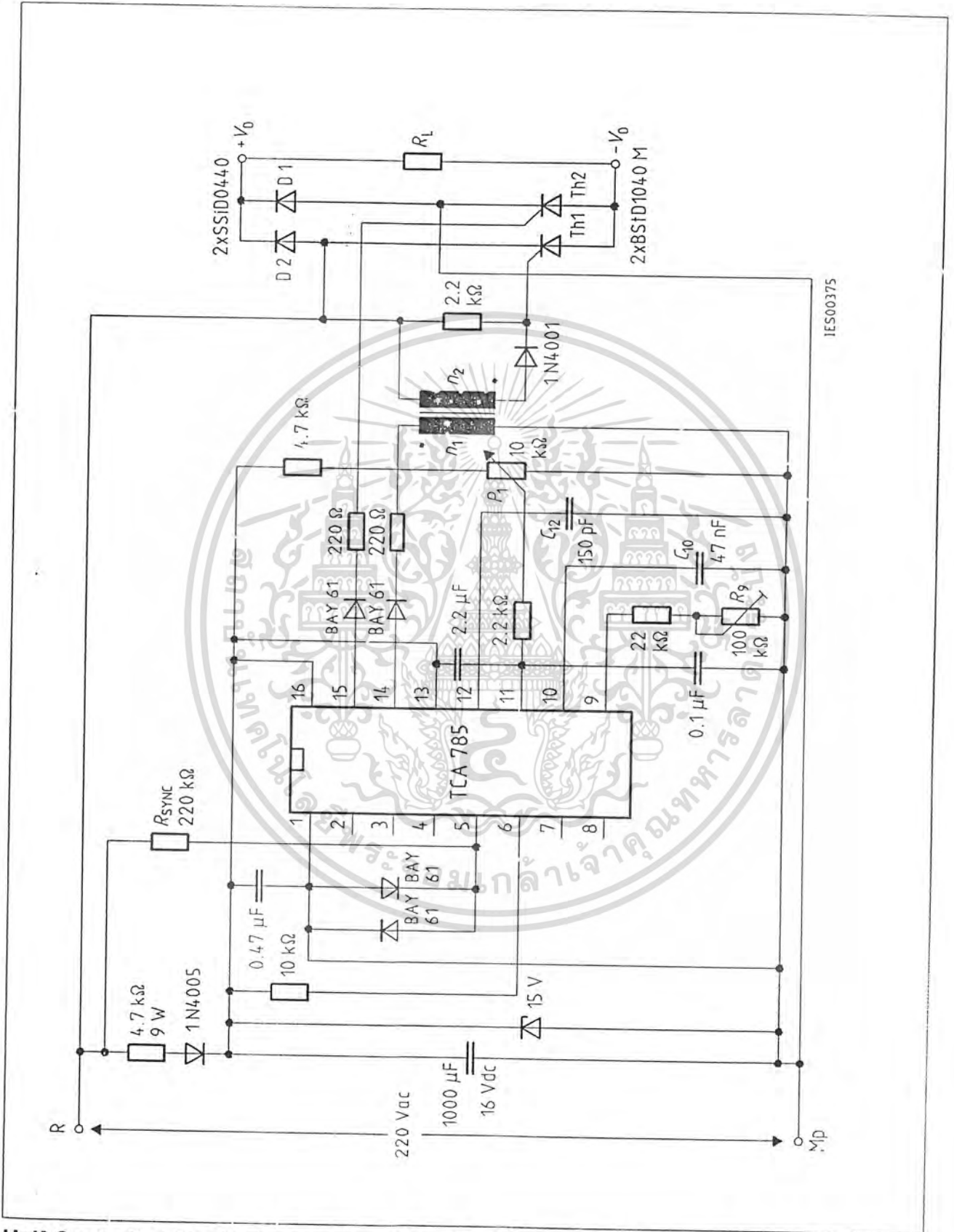


**Application Examples**  
**Triac Control for up to 50 mA Gate Trigger Current**

A phase control with a directly controlled triac is shown in the figure. The triggering angle of the triac can be adjusted continuously between 0° and 180° with the aid of an external potentiometer. During the positive half-wave of the line voltage, the triac receives a positive gate pulse from the IC output pin 15. During the negative half-wave, it also receives a positive trigger pulse from pin 14. The trigger pulse width is approx. 100 μs.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 Semicondutor Group

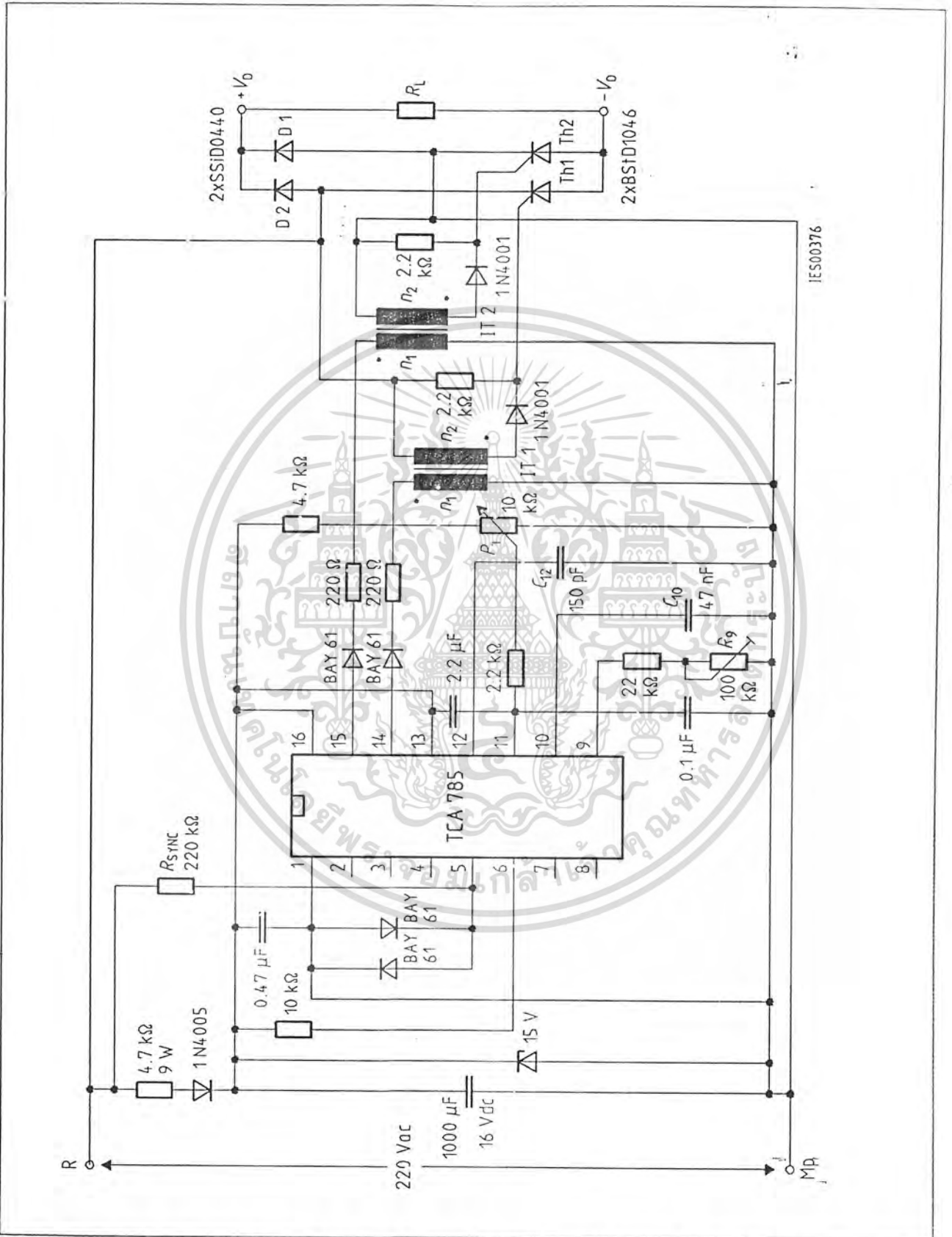




IES00375

**Half-Controlled Single-Phase Bridge Circuit with Trigger Pulse Transformer and Direct Control for Low-Power Thyristors**

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
Semiconductor Group 15



Half-Controlled Single-Phase Bridge Circuit with Two Trigger Pulse Transformers for Low-Power Thyristors