

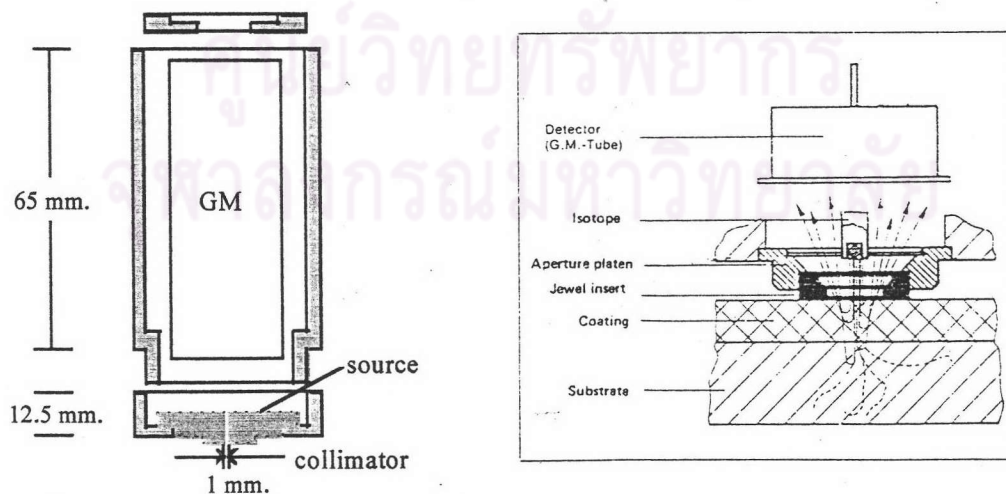
### บทที่ 3

#### การพัฒนาระบบสแกนข้อมูลการกระเจิงกลับของรังสีบีตาเพื่อสร้างภาพสองมิติ

ระบบสแกนข้อมูลการกระเจิงกลับของรังสีบีตาเพื่อสร้างภาพสองมิตินี้ ต้องการออกแบบให้สามารถเคลื่อนย้ายไปใช้ในงานภาคสนามได้ มีความสามารถในการสร้างภาพฉายสองมิติจากอันตรกิริยาการกระเจิงกลับของรังสีบีตา ด้วยการนำข้อมูลเชิงตัวเลขจากการวัดความเข้มรังสีการกระเจิงกลับ ณ ตำแหน่งโคออดิเนต (co-ordinate;  $X_n - Y_n$ ) ไปแสดงเป็นภาพตามความละเอียดของจำนวนจุดภาพ และระดับความเปรียบต่างของรังสีการกระเจิงกลับบนจอภาพโทรทัศน์

#### 3.1 ข้อมูลพื้นฐานของระบบสแกนข้อมูลการกระเจิงกลับของรังสีเพื่อสร้างภาพสองมิติ

งานวิจัยนี้เลือกใช้ต้นกำเนิดรังสีบีตาไอโซโทป Pm-147 ซึ่งให้พลังงาน 0.223 MeV ความแรง 3.85 MBq เป็นต้นกำเนิดรังสีที่บรรจุในภาชนะที่ออกแบบไว้สำหรับวัดความหนาของผิวเคลือบโลหะของบริษัท Fisher มาประกอบกับหัววัดไกเกอร์ (Geiger-Mueller detector; GM) ขนาดเส้นผ่าศูนย์กลาง 2.5 เซนติเมตร เพื่อสร้างโปรบวัดรังสีการกระเจิงกลับสำหรับข้อมูลภาพสองมิติดังแสดงในแผนภาพรูปที่ 3.1 และกำหนดลักษณะเฉพาะของระบบสแกนข้อมูลภาพไว้ดังนี้



รูปที่ 3.1 แสดงโครงสร้างของโปรบวัดที่ใช้ต้นกำเนิดรังสี Pm - 147

3.1.1 ระบบสแกนเพื่อเก็บข้อมูลภาพ เป็นระบบทางกลขับเคลื่อนด้วยมอเตอร์ สเต็ปปิงให้เคลื่อนที่บนระนาบพื้นที่ 40x30 ตารางเซนติเมตร สามารถให้ความละเอียดของจุดภาพ 400x300 จุด

3.1.2 การแสดงผลทางจอโทรทัศน์ในระบบสแกนแบบเรียงเส้น (non-interlace) 300 เส้น และให้ระดับความเปรียบต่างของภาพ 256 ระดับ

3.1.3 ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ CP-AT32 ควบคุมการทำงานของระบบสแกน เพื่อขับเคลื่อนโปรบวัดรังสี การเก็บข้อมูลภาพจำนวน 2 ภาพ และการแสดงผลทางจอโทรทัศน์

3.1.4 สามารถถ่ายโอนข้อมูลไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อปรับปรุงคุณภาพของภาพ ด้วยการส่งสัญญาณแบบอนุกรมมาตรฐาน RS-232

### 3.2 การออกแบบระบบสแกนข้อมูลการกระเจิงกลับของรังสีเพื่อสร้างภาพสองมิติ

จากข้อมูลพื้นฐานดังกล่าวข้างต้น สามารถออกแบบระบบสแกนของผลการกระเจิงกลับของรังสีบีตาเพื่อสร้างภาพบนระนาบสองมิติ ดังโครงสร้างในรูปที่ 3.2 ประกอบด้วยส่วนประกอบต่างๆ ดังนี้

ก. โปรบวัดรังสีกระเจิงกลับ ทำหน้าที่กำเนิดสัญญาณข้อมูลภาพจากอันตรกิริยากระเจิงกลับของรังสีบีตาโดยใช้ต้นกำเนิดรังสี Pm-147 และหัววัดไกเกอร์ของบริษัท Philips เบอร์ ZP 1430 ซึ่งมีช่วงพลาโต (plateau range) 450-575 โวลต์

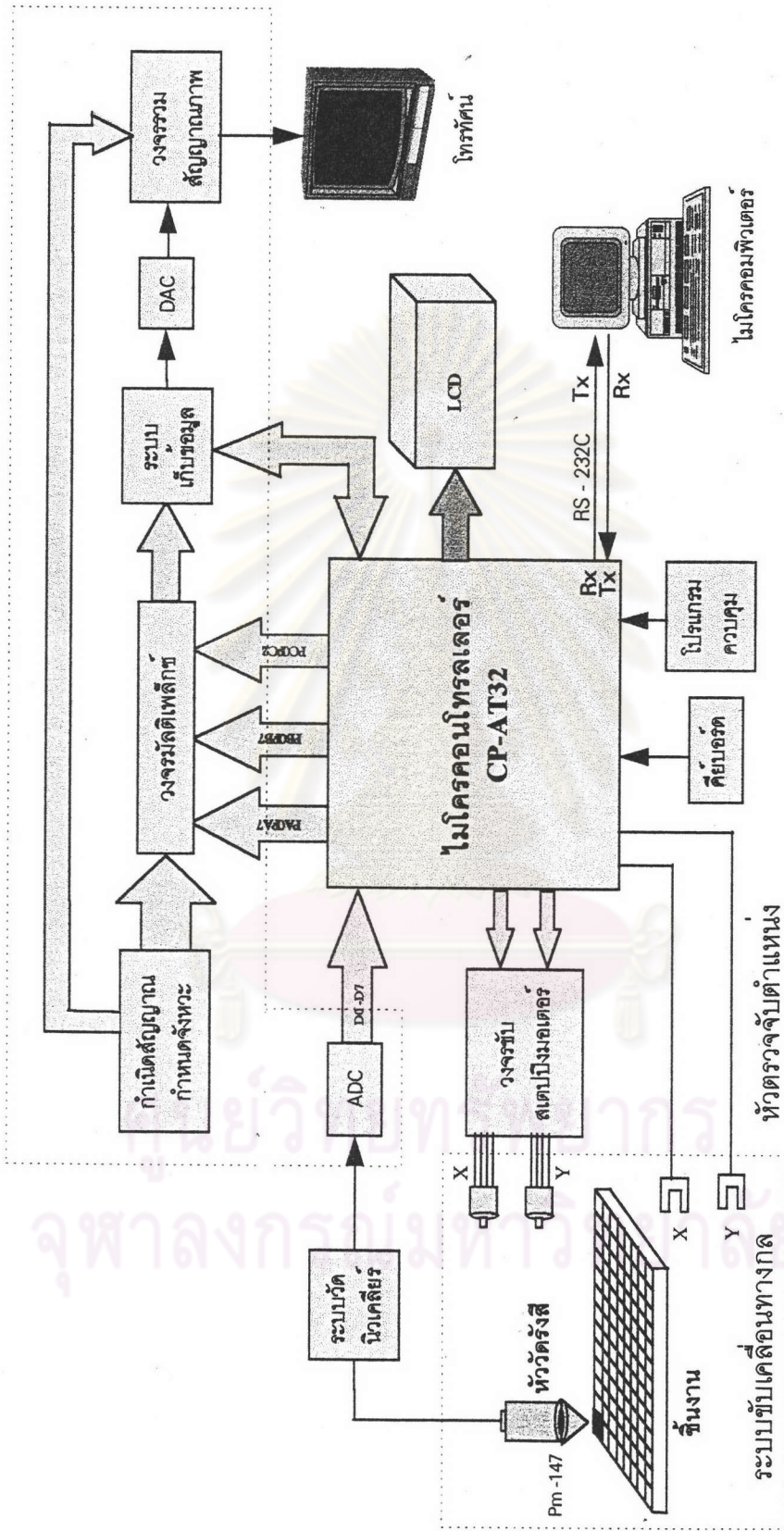
ข. ระบบวัดนิวเคลียร์ ทำหน้าที่ส่งศักดาไฟฟ้าสูงเพื่อไบอัสหัววัดไกเกอร์และสร้างสัญญาณพัลส์จากรังสีกระเจิงกลับส่งกลับมาขยายสัญญาณและปรับแต่งสัญญาณให้เหมาะสมก่อนส่งอัตราสัญญาณพัลส์ไปแปลงเป็นสัญญาณศักดาไฟฟ้า (Frequency to Voltage converter : F/V) ด้วยเรตมิเตอร์ ซึ่งมีค่าแปรเปลี่ยนเป็นสัดส่วนกับปริมาณรังสีที่ได้รับจากหัววัดรังสี

ค. ระบบเก็บข้อมูลและแสดงผลทางจอโทรทัศน์ ทำหน้าที่เก็บสัญญาณภาพเชิงตัวเลขที่ได้จากการแปลงอัตรานับรังสีด้วยเรตมิเตอร์ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำที่กำหนดไว้สำหรับขนาดภาพความละเอียด 400x300จุดภาพ และส่งสัญญาณภาพแสดงบนจอโทรทัศน์ในเวลาเดียวกัน

ง. ระบบขับเคลื่อนทางกล ทำหน้าที่ขับเคลื่อนหัววัดรังสีและต้นกำเนิดรังสี (โปรบวัดรังสีกระเจิงกลับ) เพื่อสร้างข้อมูลภาพจากชิ้นงานบนระนาบ X-Y ที่กำหนดตำแหน่งโคออดิเนตจากไมโครคอนโทรลเลอร์

จ. ระบบเชื่อมโยงสัญญาณมาตรฐาน RS- 232 ทำหน้าที่ถ่ายโอนข้อมูลจากระบบเก็บข้อมูลภาพไปยังไมโครคอมพิวเตอร์

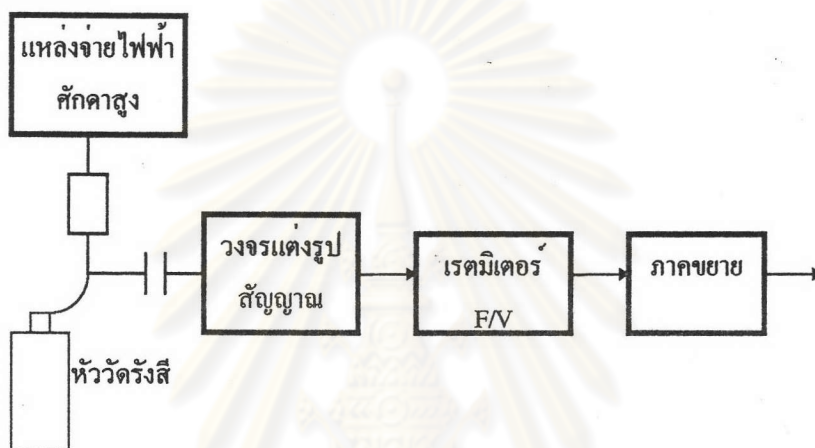
ระบบเก็บข้อมูลและแสดงภาพทางจอโทรทัศน์



รูปที่ 3.2 แผนภาพของระบบแอมร์สี่กระเจิงกลับเพื่อสร้างภาพสองมิติ

### 3.3 การออกแบบระบบวัดนิวเคลียร์

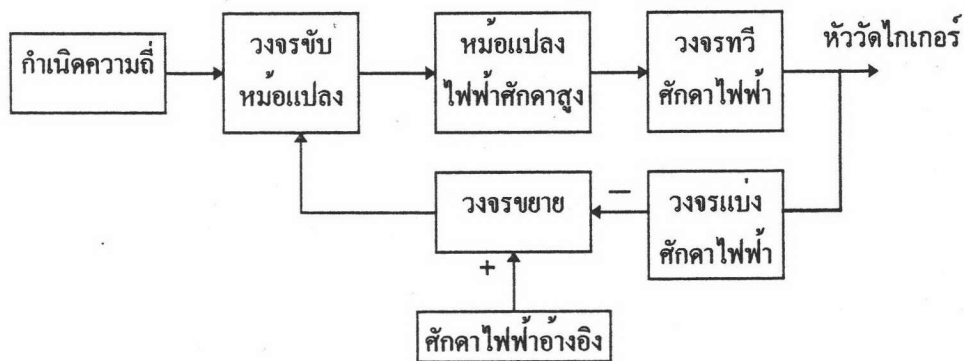
ระบบวัดนิวเคลียร์ที่ใช้กับระบบสแกนข้อมูลกระเจิงกลับ เป็นระบบแบบนับรวมทุกพลังงาน (integral counting) ใช้หัววัดไกเกอร์และต้องการสัญญาณทางออกแบบอัตรานับรังสีในรูปสัญญาณศักดาไฟฟ้า สามารถจัดระบบวัดได้ดังแผนภาพในรูปที่ 3.3 ประกอบด้วยแหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูง วงจรแต่งรูปสัญญาณ วงจรเรตมิเตอร์และวงจรขยายสัญญาณ



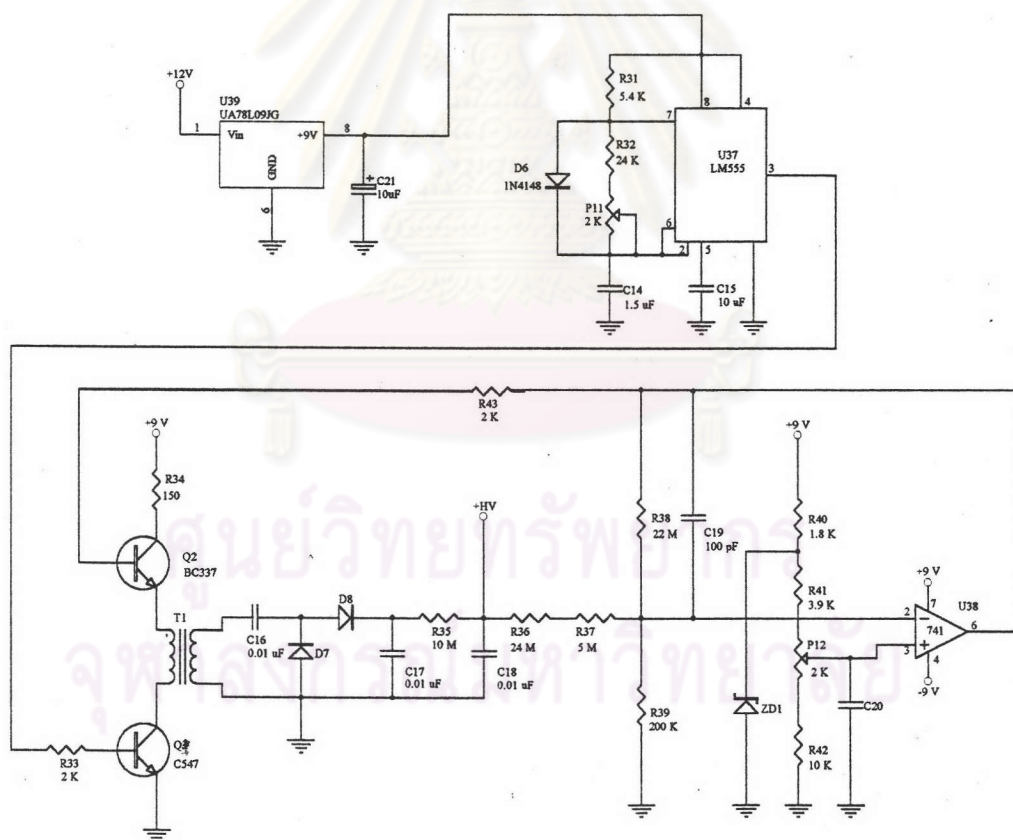
รูปที่ 3.3 แผนภาพส่วนประกอบของระบบวัดนิวเคลียร์

#### 3.3.1 แหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูง

การออกแบบแหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูงนี้ จะคำนึงถึงการใช้งานในภาคสนามเป็นหลัก ซึ่งจำเป็นต้องใช้แบตเตอรี่ เป็นแหล่งจ่ายกำลังไฟสำรอง จึงออกแบบให้ระบบทำงานที่ศักดาไฟฟ้า 12 โวลต์ สามารถจ่ายไฟฟ้าศักดาสูงได้คงที่ ในขณะที่ศักดาไฟฟ้าของแหล่งจ่ายอยู่ในช่วง 9 ถึง 12 โวลต์ และสามารถปรับค่าไฟฟ้าศักดาสูงได้จาก 400-700 โวลต์ ที่กระแส 10 ไมโครแอมแปร์ เนื่องจากกำลังไฟของแหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูงต่ำมาก จึงเลือกการกำเนิดไฟฟ้าศักดาสูงแบบครีฟเวน (driven type) ที่ใช้ทรานซิสเตอร์ขับหม้อแปลงเดี่ยว ทำงานที่ความถี่ 16 กิโลเฮิรตซ์ ดังแสดงแผนภาพของวงจรแหล่งจ่ายศักดาไฟสูง ในรูปที่ 3.4 และวงจรในรูปที่ 3.5 ตามลำดับ การออกแบบหม้อแปลงไฟฟ้า  $T_1$  แสดงในภาคผนวก ก.



รูปที่ 3.4 แสดงแผนภาพส่วนประกอบของแหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูง

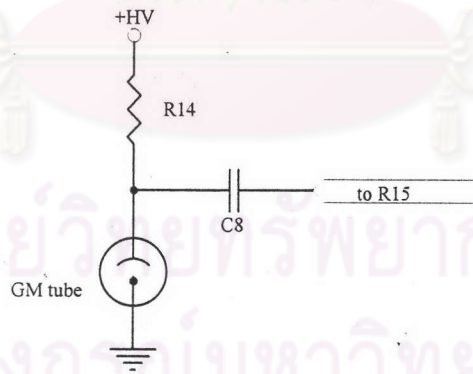


รูปที่ 3.5 วงจรแหล่งจ่ายไฟฟ้าศักดาสูง

จากวงจรในรูปที่ 3.5 ไอซี  $U_{37}$  เบอร์ NE555 จัดเป็นวงจรกำเนิดความถี่ ซึ่งค่าความถี่กำหนดโดย  $R_{31}$ ,  $R_{32}$ ,  $P_{11}$  และ  $C_{14}$  สามารถปรับคาบเวลาได้ด้วยตัวต้านทาน  $P_{11}$  สัญญาณรูปเหลี่ยมจากขา 3 จะส่งผ่าน  $Q_3$  ไปขับหม้อแปลงไฟฟ้าสัปดาห์สูง ในขณะที่  $Q_2$  จะทำหน้าที่ควบคุมสัปดาห์ไฟฟ้าที่จ่ายให้ขดลวดปฐมภูมิของ  $T_1$  และรักษาระดับสัปดาห์ไฟฟ้าสูงด้านทางออกให้คงที่ด้วยการเปรียบเทียบสัปดาห์ไฟฟ้าที่  $U_{38}$  กับสัปดาห์ไฟฟ้าอ้างอิงที่กำหนดขึ้นด้วย  $ZD_1$ ,  $R_{40}$ ,  $R_{41}$ ,  $P_{12}$  และ  $R_{42}$  ที่ขา 3 ของ  $U_{38}$  และสัปดาห์ไฟฟ้าทางออกจากวงจรแบ่งสัปดาห์ไฟฟ้าซึ่งประกอบด้วย  $R_{38}$  และ  $R_{39}$  ผลความคลาดเคลื่อนจะป้อนกลับไปควบคุม  $Q_2$  วงจรนี้จะสามารถปรับสัปดาห์ไฟฟ้าสูงทางออกด้วยการปรับค่าสัปดาห์ไฟฟ้าอ้างอิงสัปดาห์ไฟฟ้ากระแสสลับที่ขดลวดทุติยภูมิจะได้รับการทวีคูณเป็น 2 เท่าจากวงจรทวีสัปดาห์ไฟฟ้า  $C_{16}$ ,  $D_7$ ,  $D_8$  และ  $C_{17}$  และกรองกระแสให้เรียบด้วย  $C_{17}$ ,  $R_{35}$  และ  $C_{18}$  สร้างเป็นสัปดาห์ไฟฟ้าสูงจ่ายให้หัววัดรังสี

### 3.3.2 วงจรหัววัดรังสี

การทำงานของหัววัดไกเกอร์จะต้องประกอบด้วย ตัวต้านทานจำกัดกระแส  $R_{14}$  ขณะได้รับไบอัสจากแหล่งจ่ายไฟฟ้าสัปดาห์สูง และตัวเก็บประจุ  $C_8$  ทำหน้าที่ส่งผ่านเฉพาะสัญญาณพัลส์ไปยังวงจรแต่งรูปสัญญาณ ดังแสดงวงจรหัววัดรังสีในรูปที่ 3.6 สัญญาณทางออกจะมีรูปสัญญาณสลายตัวแบบเอกซ์โปเนนเชียล (decay exponential pulse)

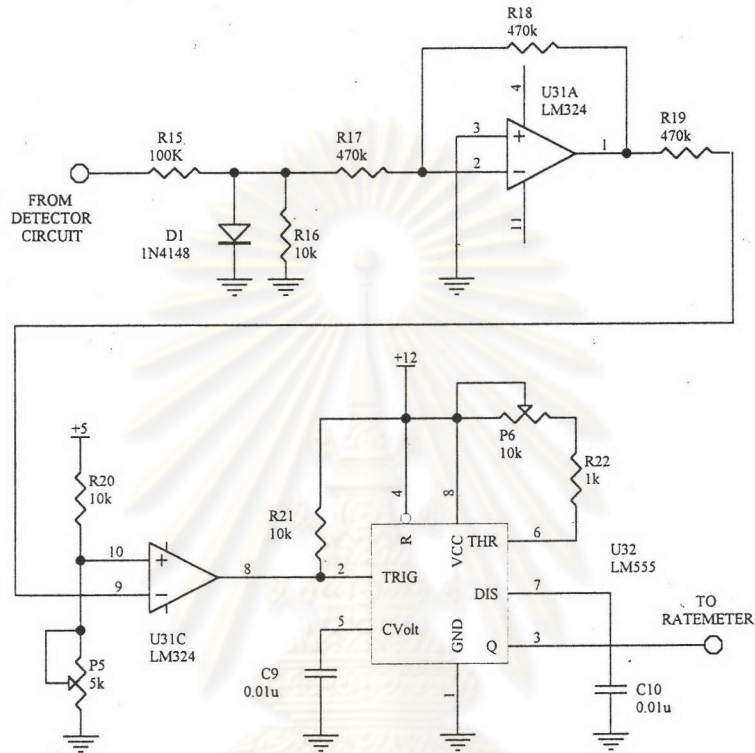


รูปที่ 3.6 วงจรหัววัดรังสี

### 3.3.3 วงจรแต่งรูปสัญญาณ

เพื่อให้สัญญาณพัลส์จากหัววัดรังสีมีลักษณะเหมาะสมกับการแปลงอัตรานับรังสีด้วยเรตมิเตอร์ สัญญาณสลายตัวแบบเอกซ์โปเนนเชียลที่มีขนาดต่าง ๆ กัน จะต้องได้รับการแต่งรูปเป็นสัญญาณลอจิกที่มีความกว้างของพัลส์ (pulse width) เท่ากัน ทั้งนี้เพื่อรักษาปริมาณประจุไฟฟ้าของพัลส์แต่ละลูกให้เท่ากัน เพื่อเรตมิเตอร์จะสามารถทำงานได้ถูกต้อง และเนื่องจากสัญญาณ

พัลส์จากหัววัดไกเกอร์มีขนาดสัญญาณโตมาก จึงไม่ต้องการอัตราขยายศักดาไฟฟ้าดังนั้นวงจรส่วนนี้จึงประกอบด้วยวงจรขยายส่วนหน้าชนิดกลับสัญญาณ มีอัตราขยายศักดาไฟฟ้าเป็น 1 วงจรตัดสัญญาณรบกวนและวงจรโมโนสเตเบิล (monostable multivibrator) แสดงในรูปที่ 3.7



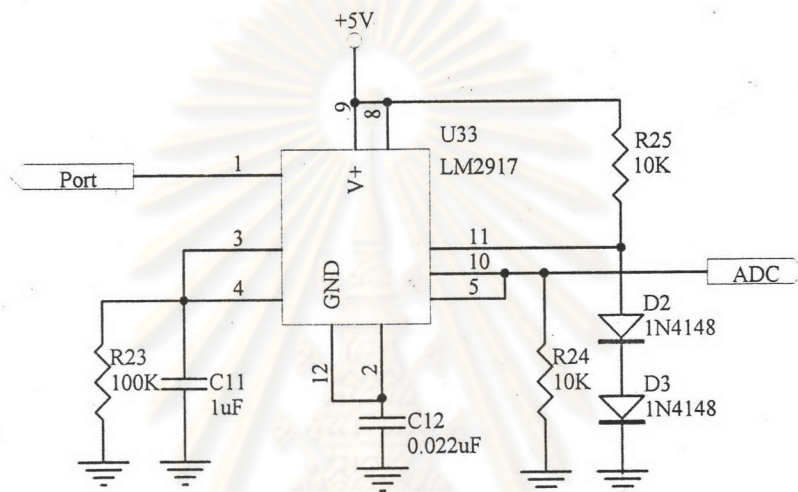
รูปที่ 3.7 วงจรแต่งรูปสัญญาณ

จากวงจรในรูปที่ 3.7 ไดโอด  $D_1$ ,  $R_{15}$  และ  $R_{16}$  จัดเป็นวงจรคลิปปีง (clipping) และวงจรลดทอนสัญญาณ ทำหน้าที่จำกัดสัญญาณค่านบวกและลดทอนสัญญาณค่านลบลงในอัตรา 10:1 ก่อนผ่านวงจรตัดสัญญาณรบกวน  $U_{31C}$  ซึ่งตั้งค่าเทรชโฮลด์ (threshold) ได้ด้วยตัวต้านทาน  $P_5$  สัญญาณที่ผ่านการคัดเลือกจากวงจรนี้จะส่งไปกระตุ้นวงจรโมโนสเตเบิล ซึ่งเลือกใช้ไอซี  $U_{35}$  เบอร์ NE555 จัดวงจรสร้างพัลส์ลอจิกที่มีเวลาช้ออกคงที่ด้วยการทำงานของ  $R_{21}$ ,  $R_{22}$ ,  $C_{10}$  และ  $P_6$  ซึ่งสามารถปรับค่าเวลาได้ในช่วง 10 ถึง 110 ไมโครวินาที

### 3.3.4 วงจรเรตมิเตอร์

วงจรเรตมิเตอร์ทำหน้าที่แปลงความถี่ของสัญญาณลอจิกหรืออัตรานับรังสีให้เป็นสัญญาณศักดาไฟฟ้า โดยที่สัญญาณศักดาไฟฟ้าจะแปรตามอัตรานับรังสีที่คัดเลือกจากวงจรตัด

สัญญาณรบกวน วงจรที่ออกแบบแสดงในรูปที่ 3.8 เลือกไอซี U<sub>33</sub> เบอร์ LM2917 (F/V) จัดเป็น วงจรเรตมิเตอร์ ที่ให้สัญญาณทางออกเต็มสเกล 0-100 มิลลิโวลต์ สัมพันธ์กับอัตรานับซึ่งปรับค่า เต็มสเกลการนับได้ด้วยคาบเวลาของโมโนสเตเบิลในวงจรแต่งรูปสัญญาณ ในวงจร R<sub>23</sub> และ C<sub>11</sub> ทำหน้าที่ รักษาค่าคงที่ในการคายประจุจาก C<sub>11</sub> หรือการตอบสนองอัตรานับรังสีในรูปของ เปอร์เซนต์เบี่ยงเบนอัตรานับรังสี สัญญาณทางออกจากวงจรนี้จะส่งไปขยายสัญญาณ เพื่อให้ได้ ขนาดสัญญาณเต็มสเกลตามพิกัดของวงจรแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขขนาด 8 บิต



รูปที่ 3.8 วงจรเรตมิเตอร์ใช้ไอซี LM2917

### 3.3.5 วงจรขยายสัญญาณ

เนื่องจากพิกัดของวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลขมีพิกัดศักดา ไฟฟ้าทางเข้าเต็มสเกล 5 โวลต์ ดังนั้นสัญญาณศักดาไฟฟ้าจากเรตมิเตอร์ที่ค่าเต็มสเกล 100 มิลลิ โวลต์ จึงต้องการอัตราขยายสัญญาณดังนี้

$$A_v = \frac{V_o}{V_i} = \frac{5000}{100} = 50 \text{ เท่า}$$

ในงานวิจัยนี้เลือกใช้ไอซีออปแอมป์เบอร์ LM324 จัดวงจรแบบไม่กลับสัญญาณ (noninverting amplifier) ดังวงจรในรูปที่ 3.9 ใช้ R<sub>1</sub> = 10 kΩ และเพื่อให้สามารถปรับอัตราขยาย ได้กว้างจึงเพื่ออัตราขยายเป็น 100 เท่า ดังนั้นค่าความต้านทาน R<sub>1</sub> จึงแบ่งเป็นความต้านทานคงที่ R<sub>27</sub> และ P<sub>7</sub> ปรับค่าได้รวมกัน โดยค่า R<sub>1</sub> คำนวณได้จาก

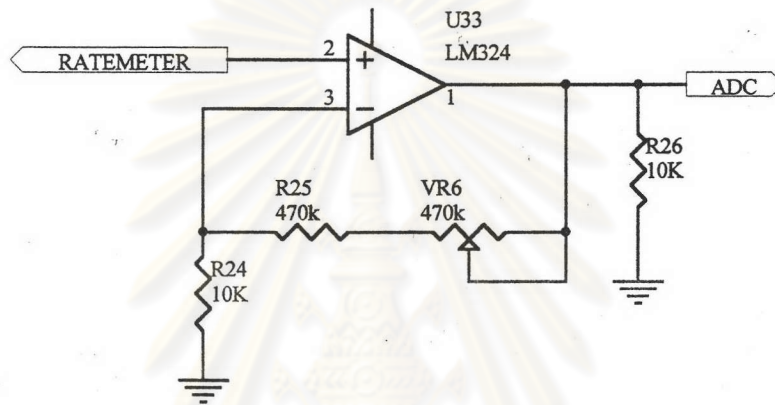


$$A_v = 1 + \frac{R_f}{R_i}$$

$$R_f = R_i(A_v - 1)$$

$$= 10k\Omega(100 - 1) = 990k\Omega$$

เลือกค่าความต้านทานที่หาได้ตามมาตรฐานจะได้  $R_{27} = 470 k\Omega$  และความต้านทานปรับค่าได้มีค่า  $470 k\Omega$



รูปที่ 3.9 วงจรขยายสัญญาณศักดาไฟฟ้า

### 3.4 การออกแบบระบบเก็บข้อมูลและแสดงภาพทางจอโทรทัศน์

ในงานวิจัยนี้ได้ออกแบบให้ระบบเก็บข้อมูลภาพด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์ให้มีความสามารถในการเก็บข้อมูลภาพตามข้อมูลพื้นฐานในการออกแบบ ดังนี้

- ก. กำหนดให้มีความละเอียดในการเก็บภาพขนาด  $400 \times 300$  จุดภาพ จำนวน 2 ภาพ
- ข. ความเปรียบต่างของสัญญาณเชิงเลข 256 ระดับ หรือ 8 บิต

การออกแบบระบบเก็บภาพนั้น จำเป็นต้องจัดการช่วงเวลาของวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลขต่อหนึ่งเส้นภาพ รวมทั้งช่วงเวลาในการเขียนและอ่านข้อมูลของหน่วยความจำให้เป็นไปตามมาตรฐานของระบบสัญญาณภาพโทรทัศน์ได้ดังนี้

จากความถี่ของสัญญาณเข้าจังหวะแนวนอน	=	15625	Hz
คิดเป็นคาบเวลาของหนึ่งเส้นภาพ (H)	=	1/15625	s
	=	$64 \times 10^{-6}$	s
	=	64	$\mu\text{s}$
และสัญญาณเข้าจังหวะแนวนอนมีความกว้างของสัญญาณ	=	0.08	H
รวมกับ ฟรอนท์พอร์ชมีความกว้างของสัญญาณ	=	0.02	H
และ แบคพอร์ชมีความกว้างของสัญญาณ	=	0.06	H
นั่นคือ			
ช่วงเวลาที่ลำอิเล็กตรอนสับกลับในแนวนอน	=	$(0.08 + 0.02 + 0.06) = 0.16\text{H}$	$= 10.24 \mu\text{s}$
และช่วงเวลาที่ลำอิเล็กตรอนสแกนบนจอโทรทัศน์	=	$(1 - 0.08 - 0.02 - 0.06) \text{ H}$	
	=	0.84	H
	=	53.76	$\mu\text{s}$
ดังนั้น จุดภาพหนึ่งจุด ใช้เวลาทั้งสิ้น	=	$53.76/400$	$\mu\text{s/pixel}$
	=	134.4	ns/pixel

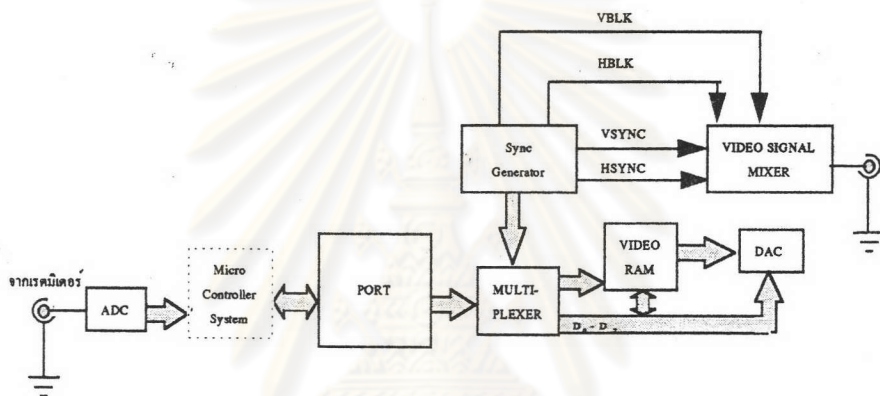
จากการคำนวณ จะเห็นว่า วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลขและหน่วยความจำ (RAM) จะต้องมีความรวดเร็วในการแปลงสัญญาณน้อยกว่า 134.4 นาโนวินาที นอกจากนี้ ในส่วนของหน่วยความจำนั้น จะต้องทราบถึงความจุของหน่วยความจำเพื่อให้สามารถเก็บข้อมูลภาพได้ครบทุกจุด ซึ่งสามารถคำนวณความจุของหน่วยความจำได้จาก

ความจุของหน่วยความจำต่อหนึ่งภาพ	=	จำนวนจุดต่อหนึ่งเส้นภาพ $\times$ จำนวนเส้นภาพต่อหนึ่งภาพ
	=	$300 \times 400$ จุดต่อหนึ่งภาพ
	=	120,000 จุดต่อหนึ่งภาพ
ความจุของหน่วยความจำต่อสองภาพ	=	240,000 จุด

จากการคำนวณนี้ทำให้ทราบว่าระบบเก็บภาพจะต้องใช้ขนาดของหน่วยความจำที่สามารถอ้างตำแหน่ง ความจุเท่ากับ 240,000 ไบต์ ส่วนการแสดงผลภาพทางโทรทัศน์นั้น ใช้การสแกนลำอิเล็กตรอนแบบเรียงเส้น (non-interlace scanning) ทำให้ลดความซับซ้อนในการออกแบบวงจรทางอิเล็กทรอนิกส์สำหรับสแกนสอดแทรกกลาง

จากความต้องการดังกล่าว ระบบเก็บข้อมูลและแสดงภาพทางจอโทรทัศน์ สามารถ ออกแบบได้ดังแผนภาพในรูปที่ 3.10 ประกอบด้วยวงจรต่างๆดังนี้

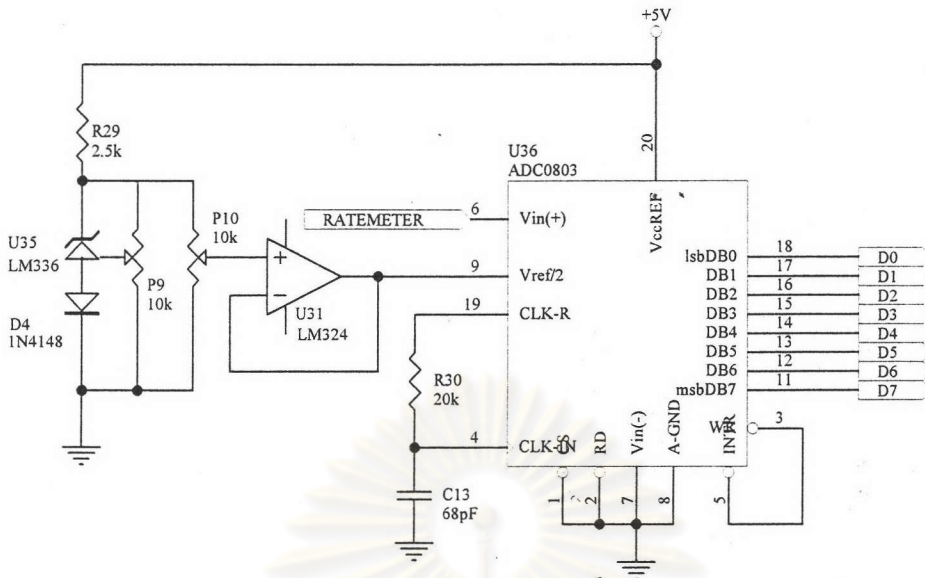
- ก. วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลข
- ข. วงจรแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นสัญญาณอนาลอก
- ค. วงจรกำเนิดสัญญาณเข้างังหระ
- ง. วงจรหน่วยความจำ
- จ. วงจรรวมสัญญาณภาพโทรทัศน์



รูปที่ 3.10 แผนภาพของระบบเก็บข้อมูลและแสดงภาพทางจอโทรทัศน์

#### 3.4.1 วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลข (ADC)

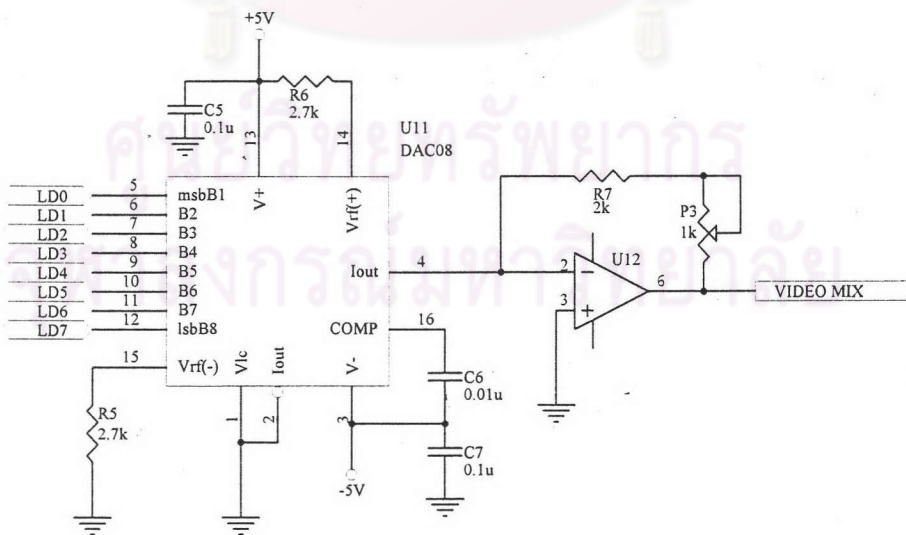
วงจรนี้จะทำหน้าที่แปลงสัญญาณส่องสว่างให้เป็นสัญญาณเชิงตัวเลข (digital signal) เพื่อนำไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ (RAM) ที่จัดไว้ เลือกใช้ไอซีเบอร์ ADC 0803 ซึ่งทำงานภายในแบบซักระยะชีพแอฟพรอกซิเมชัน (SA) ขนาดความละเอียด 8 บิต การจัดวงจรภายนอกเลือกจัดแบบทำงานอิสระ (free-running mode) ที่ความถี่ 600 กิโลเฮิร์ตซ์ ดังวงจรในรูปที่ 3.11  $U_{37}$  เป็นไอซี ADC 0803 และ  $U_{36}$  กับ  $U_{35}$  ร่วมกันสร้างศักดาอ้างอิงขนาด 2.5 โวลต์จ่ายให้กับไอซี  $U_{36}$  ที่ขา 9 เพื่อจัดสเกลสูงสุด ในการแปลงผันสัญญาณเชิงตัวเลขมีค่า  $(11111111)_2$  หรือ  $(255)_{10}$  เมื่อได้รับสัญญาณจากรีโมเตอร์เต็มสเกล 5 โวลต์



รูปที่ 3.11 วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณเชิงตัวเลข

### 3.4.2 วงจรแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นสัญญาณอนาลอก (DAC)

วงจรนี้ทำหน้าที่แปลงสัญญาณภาพเชิงตัวเลขจากหน่วยความจำ ให้เป็นสัญญาณภาพอนาลอก เพื่อนำข้อมูลภาพที่เก็บไว้ในหน่วยความจำไปสร้างภาพให้ปรากฏบนจอโทรทัศน์ จำเป็นต้องใช้วงจรแปลงสัญญาณที่มีความรวดเร็วสูง จึงเลือกใช้ไอซีเบอร์ DAC 08 มีความเร็วในการแปลงสัญญาณ 100 นาโนวินาที จัดวงจรดังในรูปที่ 3.12



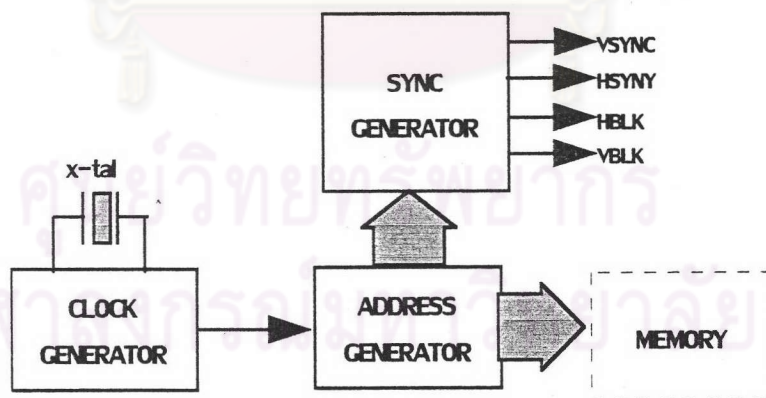
รูปที่ 3.12 วงจรแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นสัญญาณอนาลอก

จากรูปที่ 3.12  $U_{11}$  ทำหน้าที่แปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นสัญญาณภาพ มีความละเอียดในการแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขขนาด 8 บิต ในงานวิจัยนี้ได้กำหนด กระแสอ้างอิงของ  $U_{11}$  ที่ระดับ 1.85 มิลลิแอมแปร์ และจัดวงจรให้ทำงานแบบอิมพีแดนซ์ขาออกต่ำ (low impedance output) โดยใช้  $U_{12}$ ,  $R_7$  ประกอบเป็นวงจรแปลงกระแสที่เกิดจาก  $U_{11}$  ให้เป็นศักย์ไฟฟ้าทำให้เกิดสัญญาณภาพขนาด 0-5 โวลต์ที่ขา 6 ของ  $U_{12}$  วงจรนี้จะแปรเปลี่ยนค่าสัญญาณเชิงตัวเลขจาก  $(00000000)_2$  ถึง  $(11111111)_2$

### 3.4.3 วงจรกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะ (sync generator)

เลือกระบบสแกนของลำอิเล็กตรอนเป็นแบบเรียงเส้น (non-interlace scanning) กล่าวคือ เป็นสัญญาณเพียงฟิลด์เดียว ซึ่งแตกต่างจากมาตรฐานการสแกนในระบบโทรทัศน์ที่ให้ภาพเคลื่อนไหวของ CCIR ที่มี 2 ฟิลด์ต่อภาพ อย่างไรก็ตามในการออกแบบของประกอบของสัญญาณภาพ จำเป็นต้องสร้างคาบเวลาให้มีค่าใกล้เคียงกับระบบมาตรฐานให้มากที่สุด

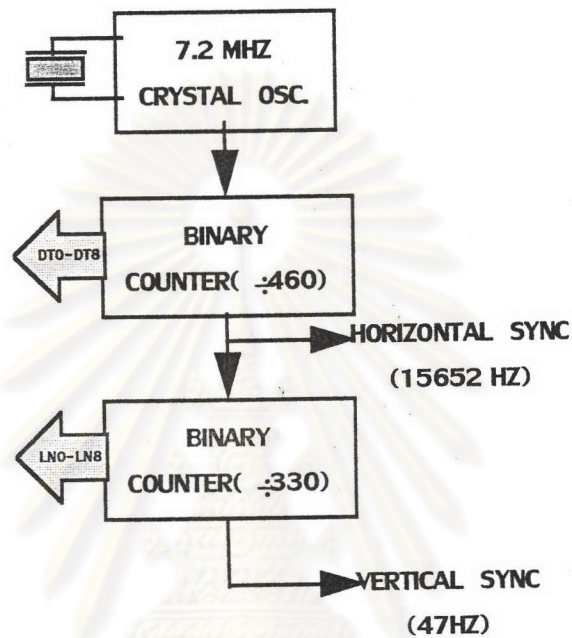
เนื่องจากการกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะนี้ จะต้องสัมพันธ์กับสัญญาณข้อมูลเชิงตัวเลขจากหน่วยความจำอย่างถูกต้อง ดังนั้นจึงใช้วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกา (clock generator) ที่ควบคุมด้วยผลึกความถี่ (crystal) เพื่อสร้างสัญญาณเข้าจังหวะให้สอดคล้องกับการเลือกข้อมูลในตำแหน่งของหน่วยความจำ ดังแผนภาพในรูปที่ 3.13 และ 3.14



รูปที่ 3.13 แผนภาพการกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะ

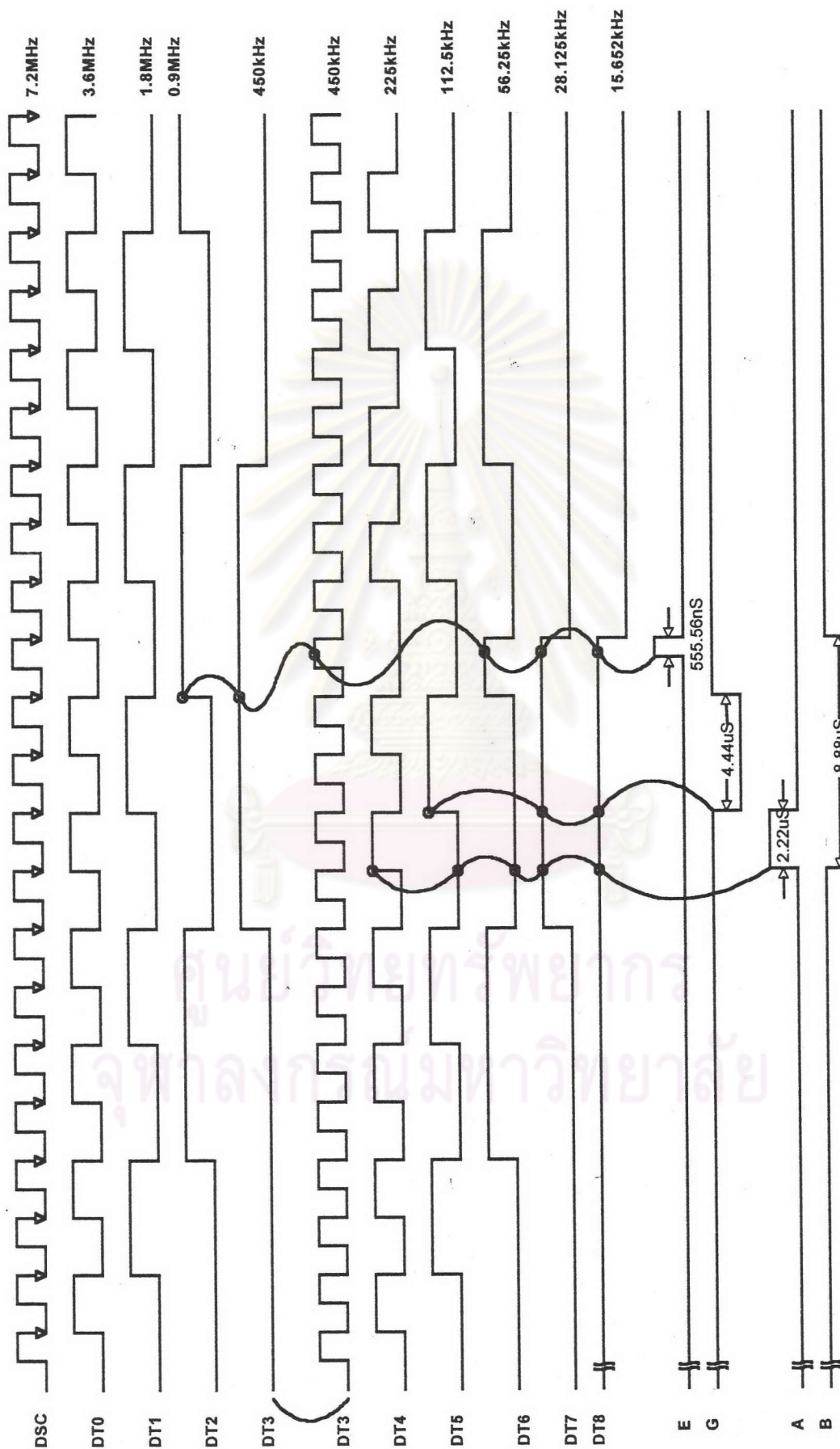
สำหรับฐานความถี่ของสัญญาณนาฬิกานั้น จะต้องกำหนดให้เหมาะสมกับการทำงานของหน่วยแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นสัญญาณอนาล็อก (DAC) เพื่อให้คาบเวลาสอดคล้องกับมาตรฐานสัญญาณเข้าจังหวะในระบบโทรทัศน์ แต่เนื่องจากผลึกควบคุมความถี่ไม่สามารถหาค่า

ตรงกับความต้องการได้ จึงใช้ค่าใกล้เคียงแทน พบว่าสามารถใช้ผลึกความถี่ขนาด 7.2 MHz มาเป็นฐานเวลาได้ และหารด้วยวงจรหารแบบต่างๆ ดังแผนภาพดังรูปที่ 3.14 จะได้ฐานเวลาใกล้เคียงกับมาตรฐานของสัญญาณเข้าจิ้งหะ และนำไปสร้างคาบเวลาของสัญญาณภาพพร้อมองค์ประกอบดังแผนภาพเวลาในรูปที่ 3.15 และ 3.16

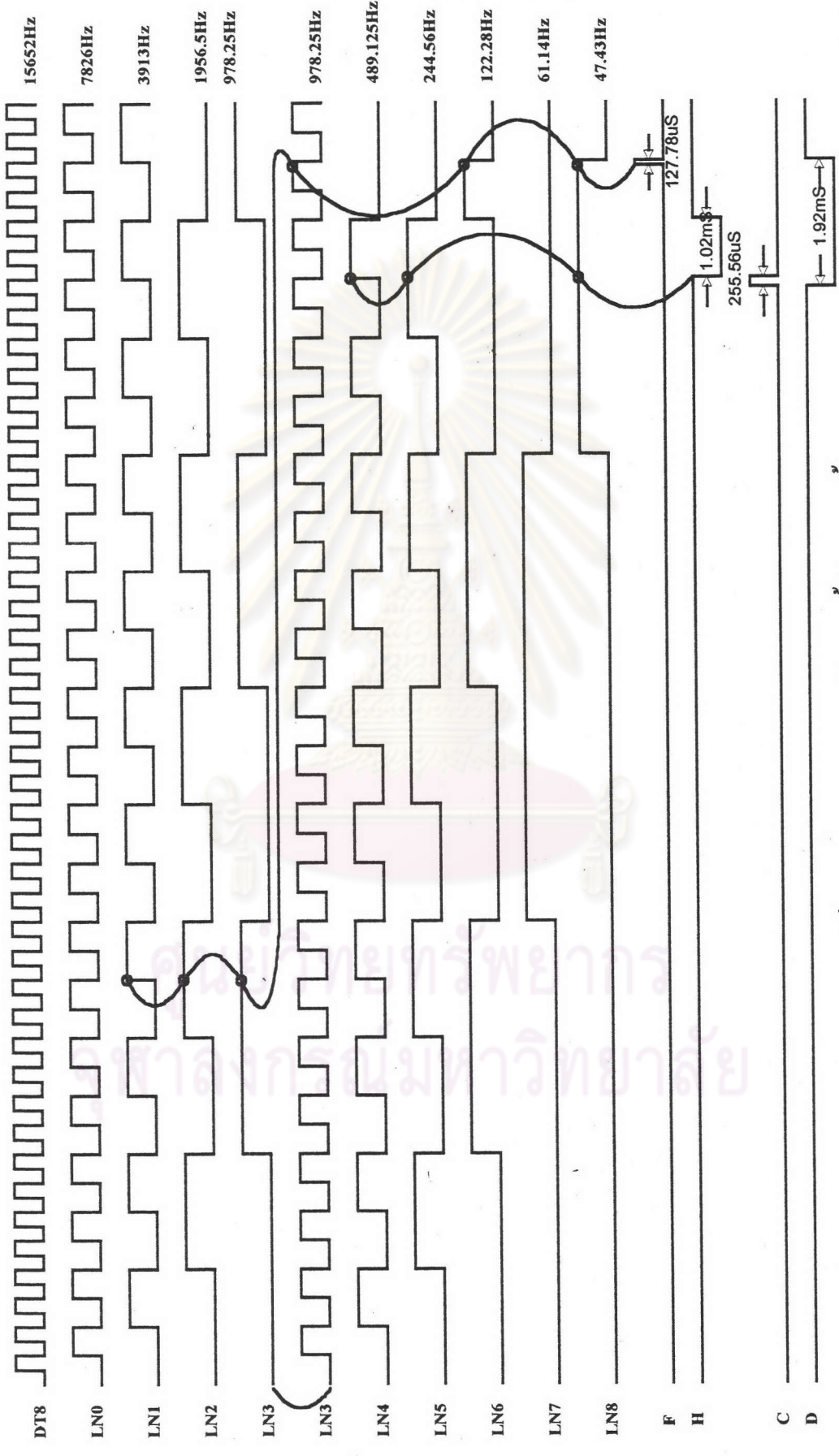


รูปที่ 3.14 แผนภาพของการกำเนิดความถี่ของสัญญาณเข้าจิ้งหะ

ศูนย์วิทยุทรัพยากร  
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย



รูปที่ 3.15 แผนภาพกลางของสัญญาณเชิงหระแวนอน



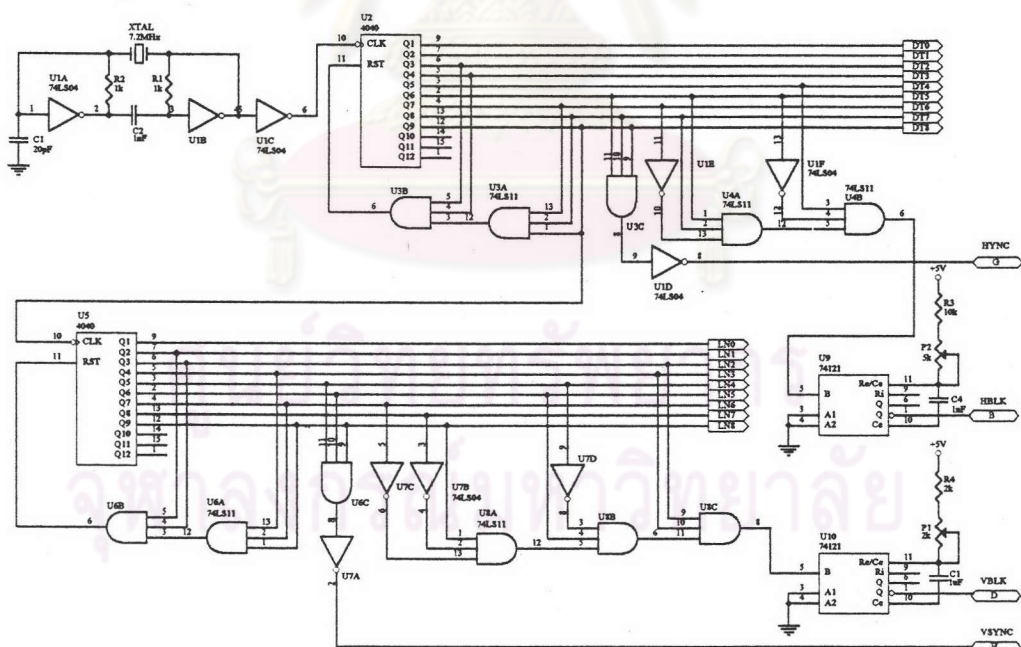
รูปที่ 3.16 แผนภาพเวลาของสัญญาณเชิงจังหวะแนวตั้ง



จากแผนภาพเวลาในรูปที่ 3.15 และ 3.16 สามารถออกแบบวงจรเกิดเชิงตัวเลข (logic gate) ของสัญญาณในวงจรได้ดังนี้

$$\begin{aligned} \text{สัญญาณที่จุด E} &= DT9 \cdot DT8 \cdot DT7 \cdot DT4 \cdot DT3 \\ \text{สัญญาณที่จุด G} &= \overline{DT9 \cdot DT8 \cdot DT6} \\ \text{สัญญาณที่จุด A} &= \overline{DT9 \cdot DT8 \cdot DT7 \cdot DT6 \cdot DT5} \\ \text{สัญญาณที่จุด F} &= LN9 \cdot LN7 \cdot LN4 \cdot LN3 \cdot LN2 \\ \text{สัญญาณที่จุด H} &= \overline{LN9 \cdot LN6 \cdot LN5} \\ \text{สัญญาณที่จุด C} &= LN9 \cdot \overline{LN8} \cdot \overline{LN7} \cdot LN6 \cdot \overline{LN5} \cdot LN4 \cdot LN3 \end{aligned}$$

ส่วนสัญญาณที่จุด B และ D นั้น ได้จากการจัดวงจรกำเนิดคาบเวลาที่โดยใช้ โมโนสเตเบิล (monostable) สร้างคาบเวลา 8.88 ไมโครวินาที และ 1.92 มิลลิวินาที คังวงจรกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะแสดงในรูปที่ 3.17



รูปที่ 3.17 วงจรกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะสำหรับสัญญาณภาพ

วงจรในรูปที่ 3.17 ไอซี U<sub>1A</sub>, U<sub>1B</sub> และ Crystal 7.2 MHz ถูกจัดเป็นวงจรกำเนิดความถี่แบบควบคุมด้วยผลึก (crystal controlled oscillator) แล้วป้อนเข้า U<sub>2</sub> ซึ่งเป็นวงจรนับฐาน

สอง (binary counter) หรือวงจรหารสอง โดยจัดวงจรให้วนรอบนับใหม่ (reset circuit) เมื่อนับถึง 460 หรือวงจรหาร 460 ประกอบด้วย  $U_{3A}$  และ  $U_{3B}$  ทำหน้าที่ถอดรหัสรีเซต สัญญาณ  $DT_0$  ถึง  $DT_8$  ที่ได้จากการหารนี้ เป็นสัญญาณเวลาจุด (dot clock) จากนั้นสัญญาณ  $DT_8$  จะป้อนสู่วงจรหารสอง ซึ่งจะจัดให้เริ่มต้นนับใหม่เมื่อนับถึง 330 หรือวงจรหาร 330 ประกอบด้วย  $U_5$ ,  $U_{6A}$  และ  $U_{6B}$  ทำให้ได้สัญญาณ  $LN_0$  ถึง  $LN_8$  หรือสัญญาณเวลาเส้นสแกน (line clock) สัญญาณ  $DT_0$  ถึง  $DT_8$  และ  $LN_0$  ถึง  $LN_8$  จะใช้เป็นสัญญาณที่กำหนดตำแหน่งภายในหน่วยความจำของข้อมูลทั้ง 2 ภาพ ซึ่งมีขนาด 320 กิโลไบต์ และเนื่องจากสัญญาณเข้าจังหวะนั้น จะต้องมีความถี่ที่สอดคล้องกับเวลาของสัญญาณ  $DT_0$  ถึง  $DT_8$  และ  $LN_0$  ถึง  $LN_8$  จึงจำเป็นต้องใช้วงจรเกดเพื่อสร้างสัญญาณต่างๆ คือ

ก. สัญญาณกำหนดการเข้าจังหวะทางแนวนอนหรือสัญญาณที่จุด G กำเนิดโดยไอซี  $U_{3C}$  และ  $U_{1D}$  ทำให้ได้สัญญาณพัลส์ low ที่มีช่วงเวลา 4.44 ไมโครวินาที และจะเกิดทุกครั้งที่สัญญาณเวลาจุดภาพนับถึง 416

ข. สัญญาณที่จุด A เป็นสัญญาณที่ใช้อ้างตำแหน่งเพื่อให้เกิดสัญญาณที่จุด B โดยกำเนิดจากไอซี  $U_1$  และ  $U_4$  ซึ่งมีลักษณะเป็นพัลส์ ที่ให้สถานะ high ที่มีช่วงเวลา 2.22 ไมโครวินาที และจะเกิดทุกครั้งเมื่อสัญญาณเวลาจุดภาพนับถึง 400

ค. สัญญาณที่จุด B หรือช่วงเวลาในการสับกลับของลำอิเล็กตรอนในแนวนอนเป็นสัญญาณพัลส์ ที่ให้สถานะ low มีช่วงเวลา 8.88 ไมโครวินาที ซึ่งเกิดจากไอซี  $U_9$  ซึ่งจัดวงจรกำเนิดคาบเวลาแบบ โมโนสเตเบิล ได้รับสัญญาณกระตุ้นขาขึ้นจาก  $U_{4B}$  สามารถปรับช่วงเวลาด้วย  $R_3$ ,  $P_2$  และ  $C_4$

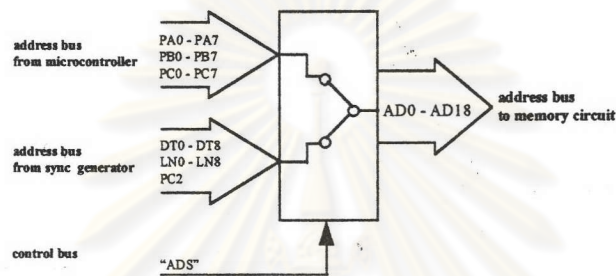
ง. สัญญาณกำหนดการเข้าจังหวะทางแนวตั้งหรือสัญญาณที่จุด H เกิดจากไอซี  $U_{6C}$  และ  $U_{7A}$  ทำให้ได้เป็นสัญญาณพัลส์สถานะ low ที่มีความกว้าง 1.02 มิลลิวินาที โดยจะเกิดขึ้นก็ต่อเมื่อนับสัญญาณสแกนเส้นได้ 304 ครั้ง

จ. สัญญาณที่จุด C เป็นสัญญาณที่ใช้กระตุ้นวงจรเพื่อสร้างสัญญาณที่จุด D ลักษณะเป็นพัลส์สัญญาณ สถานะ high ที่มีช่วงเวลา 255.56 ไมโครวินาที เกิดจากการทำงานของไอซี  $U_7$  และ  $U_8$  เมื่อนับสัญญาณสแกนเส้นได้ 300

ฉ. สัญญาณที่จุด D หรือช่วงเวลาในการสับกลับของลำอิเล็กตรอนในแนวตั้ง เกิดจากไอซี  $U_{10}$  วงจรกำเนิดคาบเวลาแบบโมโนสเตเบิล เช่นเดียวกับสัญญาณที่จุด B แต่มีช่วงเวลาที่ยาวกว่าคือ 1.92 มิลลิวินาที

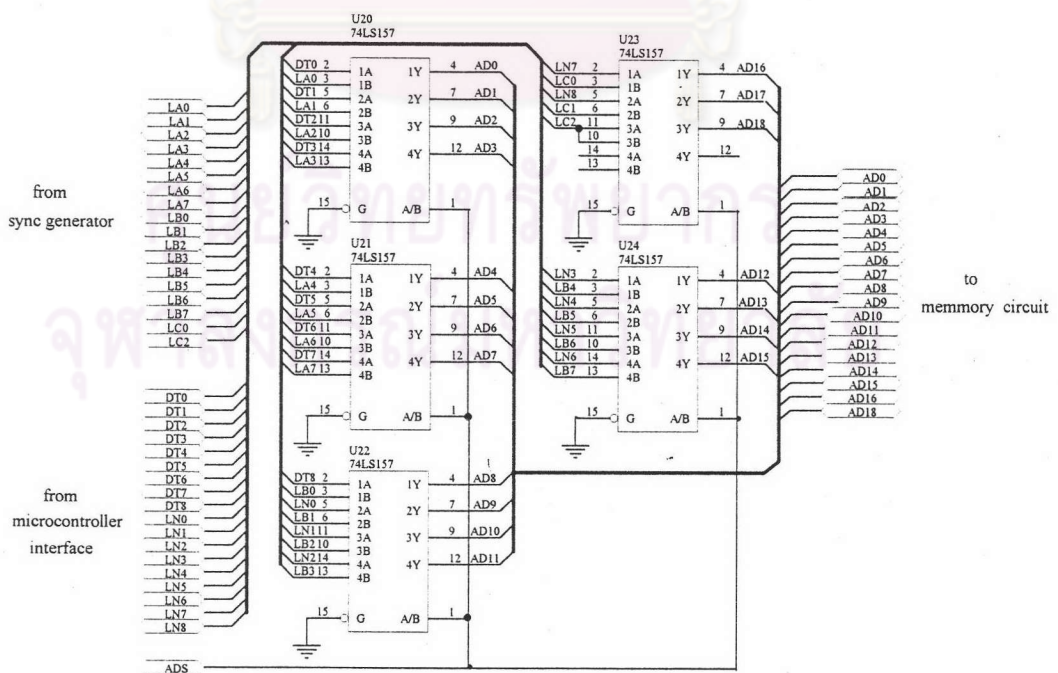
### 3.4.4 วงจรเลือกสัญญาณกำหนดตำแหน่ง (Multiplexer)

การเก็บข้อมูลภาพเชิงตัวเลขที่สามารถแสดงภาพได้อย่างทันทีนั้น (real time) นอกจากจำเป็นต้องมีหน่วยความจำในการเก็บข้อมูลแล้ว จะต้องมีความสามารถในการเชื่อมโยงหน่วยความจำกับไมโครคอนโทรลเลอร์ เพื่อทำการเก็บข้อมูลภาพ ในขณะที่เดียวกันจะต้องสามารถอ่านข้อมูลภาพบนหน่วยความจำให้สอดคล้องกับสัญญาณเข้าจังหวะ (sync pulse) อีกด้วย จากหลักการดังกล่าวสามารถแสดงด้วยแผนภาพในรูปที่ 3.18



รูปที่ 3.18 แสดงหลักการเลือกสัญญาณกำหนดตำแหน่ง

จากแผนภาพในรูปที่ 3.18 สามารถออกแบบวงจรควบคุมการเลือกสัญญาณกำหนดตำแหน่งโดยใช้ไอซีเลือกข้อมูล (data selectors) ได้ดังวงจรในรูปที่ 3.19



รูปที่ 3.19 วงจรเลือกสัญญาณกำหนดตำแหน่ง

วงจรในรูปที่ 3.19 ประกอบด้วยไอซี  $U_{20}$ ,  $U_{21}$ ,  $U_{22}$ ,  $U_{23}$  และ  $U_{24}$  ทำงานพร้อมกัน เป็นวงจรเลือกข้อมูลขนาด 19 บิต โดยที่สัญญาณขาออก  $AD_0$ - $AD_{18}$  เกิดจากการควบคุมด้วย สัญญาณเลือกกลุ่มแอดเดรสตำแหน่ง "ADS" ให้เลือกข้อมูลทางด้านขาเข้า 2 กลุ่มในการอ่านและ เขียนข้อมูลในหน่วยความจำ กล่าวคือ ถ้าสถานะของสัญญาณ "ADS" เป็น low สัญญาณ  $AD_0$ - $AD_{18}$  จะมีสถานะเดียวกันกับกลุ่มสัญญาณจากวงจรกำเนิดสัญญาณเข้าจังหวะ ในทางตรงข้าม สัญญาณ  $AD_0$ - $AD_{18}$  จะมีสถานะเดียวกันกับกลุ่มสัญญาณจากไมโครคอนโทรลเลอร์ หากสัญญาณ "ADS" สถานะ high

### 3.4.5 วงจรหน่วยความจำ

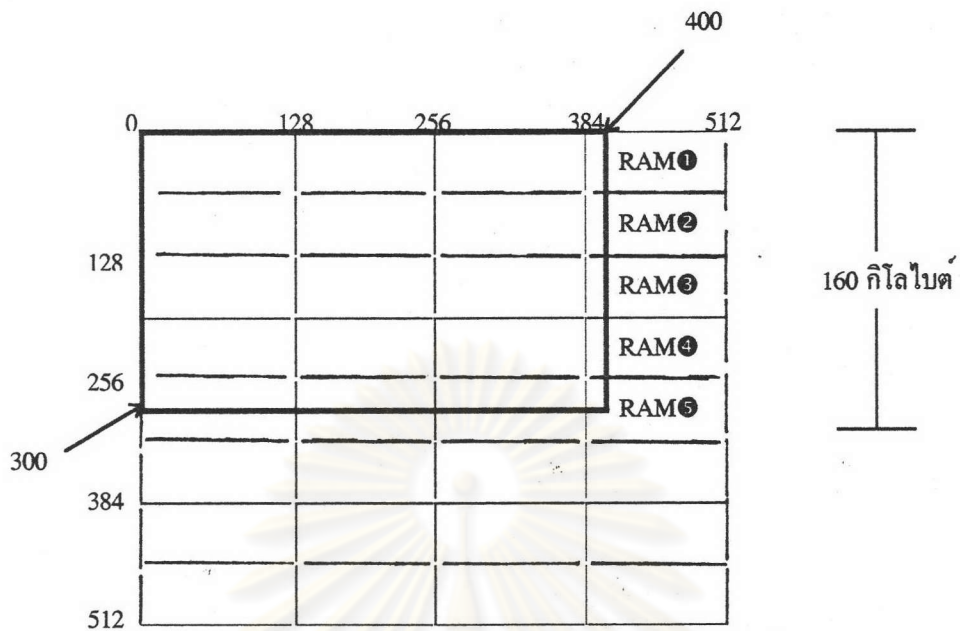
หน่วยความจำที่ใช้ในการเก็บข้อมูลภาพที่ได้จากวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็น สัญญาณเชิงตัวเลข จะต้องเป็นหน่วยความจำที่สามารถเก็บข้อมูลภาพความละเอียด  $400 \times 300$  จุด ขนาด 8 บิต นั่นคือ การเก็บข้อมูลเชิงตัวเลขต่อหนึ่งภาพ จะต้องใช้หน่วยจำขนาดความจุ 120,000 ไบต์ และมีความเร็วในการเขียนและอ่านข้อมูลได้ไม่ต่ำกว่า 134.4 นาโนวินาที ในทางปฏิบัติการ อ่างตำแหน่งของหน่วยความจำ นิยมใช้การกำหนดตำแหน่งเป็นแบบเมตริกซ์ (matrix) ซึ่งประกอบด้วยแถว (row) และคอลัมน์ (column) เพื่อระบุพื้นที่ในการเขียนและอ่านข้อมูลของหน่วยความจำ ซึ่งการเก็บข้อมูลในแต่ละภาพสามารถคำนวณจำนวนแถว และคอลัมน์ได้ตามสมการ

$$\begin{aligned} \text{จำนวนจุดภาพในแต่ละเส้นภาพ} &= 2^{\text{หลัก}} \\ \text{จำนวนเส้นในหนึ่งจอภาพ} &= 2^{\text{แถว}} \end{aligned}$$

ดังนั้นการเก็บข้อมูลภาพขนาด  $400 \times 300$  จุดภาพ จะได้จำนวนคอลัมน์และแถวดังนี้คือ

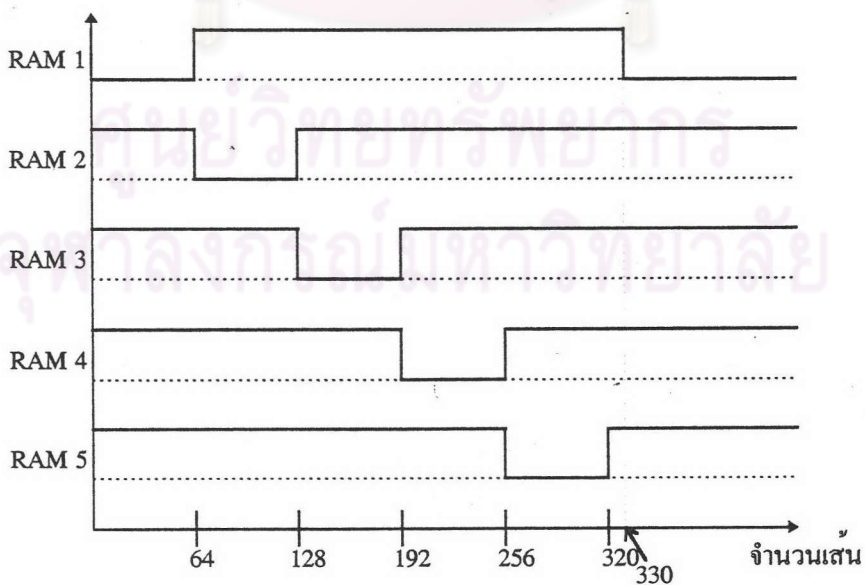
$$\begin{aligned} \text{คอลัมน์} &= \frac{\log 400}{\log 2} = 8.64 \approx 9 \text{ หลัก} \\ \text{แถว} &= \frac{\log 300}{\log 2} = 8.22 \approx 9 \text{ หลัก} \end{aligned}$$

จากการคำนวณดังกล่าวข้างต้น จะเห็นว่า การอ่างตำแหน่งของหน่วยความจำขนาด  $400 \times 300$  จุดภาพนั้นต้องใช้สายสัญญาณในการกำหนดตำแหน่งทั้งหมด 18 เส้น เป็นผลทำให้ต้องใช้หน่วยความจำทั้งหมดขนาด  $2^{18}$  หรือ 256 กิโลไบต์ ต่อหนึ่งจอภาพ ซึ่งเป็นการใช้หน่วยความ จำขนาดความจุสูงพอสมควร ดังนั้น เพื่อลดปริมาณหน่วยความจำให้น้อยลง จึงจำกัดบริเวณ ข้อมูลให้เก็บเฉพาะที่ปรากฏบนจอโทรทัศน์เท่านั้น ดังแสดงในรูปที่ 3.20



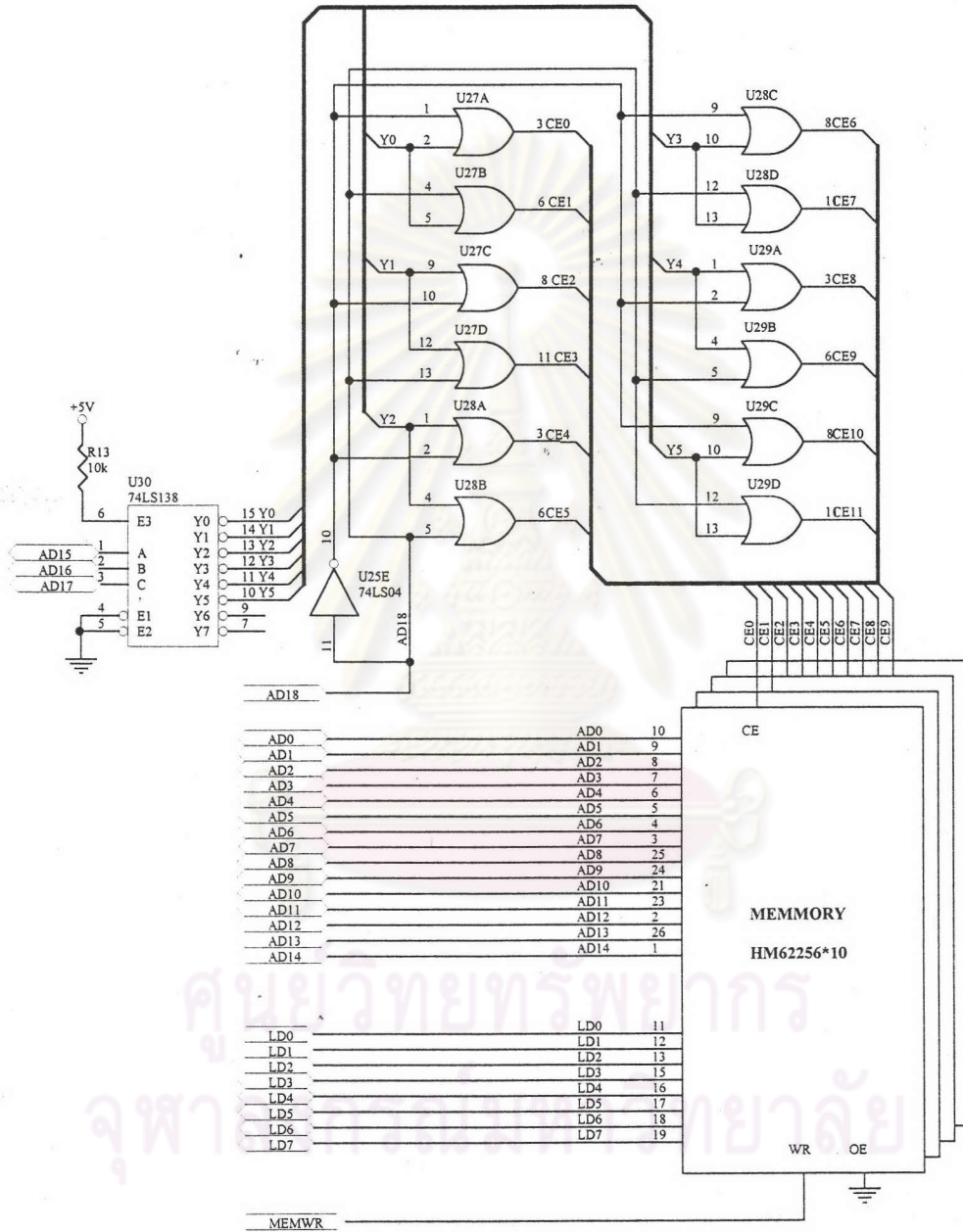
รูปที่ 3.20 แผนภาพตำแหน่งของข้อมูลเชิงตัวเลขในหน่วยความจำเพื่อแสดงภาพบนจอโทรทัศน์

จากการออกแบบการอ้างตำแหน่งของหน่วยความจำในรูป 3.18 จึงใช้หน่วยความจำแบบสถิตย์ (static RAM) เบอร์ HM62256 ขนาด 32 กิโลไบต์ 8 บิต จำนวน 5 ตัว ประกอบเป็นหน่วยความจำขนาดความจุรวม 160 กิโลไบต์ โดยอาศัยการเลือก chip enable ในการติดต่อกับหน่วยความจำแต่ละตัว ซึ่งจำเป็นต้องอาศัยวงจรถอดเลือกทรานซิสต์ในการควบคุมการทำงานของหน่วยความจำแต่ละตัวให้ทำงานสอดคล้องกันดังแผนภาพเวลาในรูปที่ 3.21



รูปที่ 3.21 แผนภาพเวลาการทำงานของหน่วยความจำแต่ละตัว

จากแผนภาพเวลาในรูปที่ 3.21 สามารถออกแบบวงจรเลือกหน่วยความจำทั้ง 5 ตัว  
ต่อเนื่องกัน ได้ดังรูปที่ 3.22



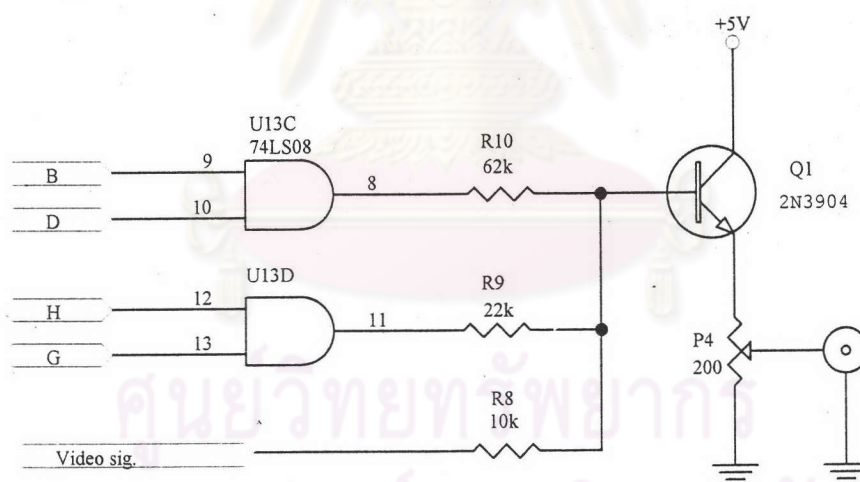
รูปที่ 3.22 วงจรหน่วยความจำและวงจรเลือกหน่วยความจำ

จากวงจรในรูปที่ 3.22 ไอซี U<sub>27</sub>, U<sub>28</sub>, U<sub>29</sub> ประกอบเป็นวงจรอิเล็กทรอนิกส์ควบคุม  
การทำงานของหน่วยความจำแต่ละตัวโดยอาศัยสัญญาณกำหนดตำแหน่ง (address bus) AD<sub>15</sub> ถึง

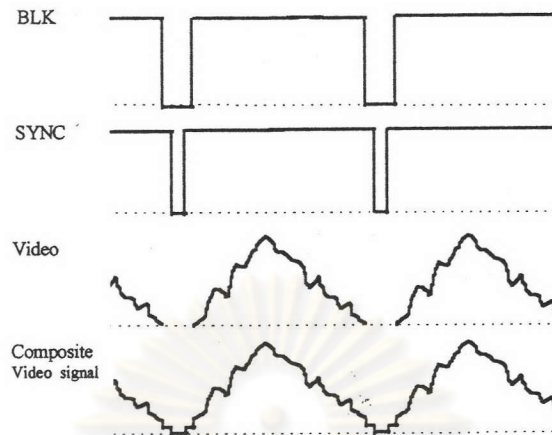
AD<sub>17</sub> ส่วนสัญญาณ AD<sub>18</sub> เป็นตัวเลือกการเขียนหรืออ่านข้อมูลภาพ ในภาพที่หนึ่งหรือภาพที่สอง สำหรับการเขียนหรืออ่านข้อมูลในหน่วยความจำ สามารถกำหนดจากสัญญาณ MEMWR กล่าวคือ ทำการอ่านข้อมูล (read cycle) เมื่อ MEMWR มีสถานะลอจิก low และทำการเขียนข้อมูล (write cycle) ลงในหน่วยความจำ เมื่อ MEMWR มีสถานะลอจิก high

#### 3.4.6 วงจรสร้างสัญญาณภาพพร้อมองค์ประกอบ

สัญญาณภาพที่นำไปแสดงภาพบนจอโทรทัศน์ จะต้องประกอบด้วยสัญญาณต่างๆ ได้แก่ สัญญาณภาพจากวงจรแปลงสัญญาณเชิงตัวเลขเป็นอนาล็อก (DAC) สัญญาณเข้าจังหวะทั้งในแนวตั้งและแนวนอน สัญญาณแบล็กคิ่ง สำหรับการกำหนดแบคพอร์ช และฟรอนท์พอร์ช เป็นต้น ดังนั้น จึงต้องทำการรวมสัญญาณ ดังกล่าวทั้งหมดเข้าด้วยกัน ตามมาตรฐานสัญญาณภาพโทรทัศน์ ดังแสดงวงจรในรูปที่ 3.23 และแผนภาพในรูปที่ 3.24



รูปที่ 3.23 วงจรรวมสัญญาณภาพโทรทัศน์

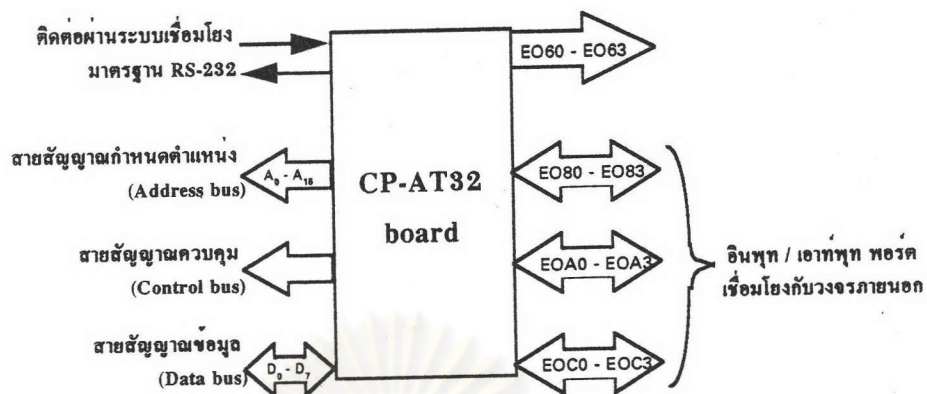


รูปที่ 3.24 แผนภาพเวลาจากวงจรรวมสัญญาณภาพโทรทัศน์

### 3.5 การออกแบบวงจรเชื่อมโยงสัญญาณข้อมูลภาพและสัญญาณควบคุมกับไมโครคอนโทรลเลอร์

การเชื่อมโยงสัญญาณกับไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อควบคุมระบบสร้างภาพนั้น จะต้องพิจารณาสมรรถนะทั้งด้านฮาร์ดแวร์ (hardware) และซอฟต์แวร์ (software) ของไมโครคอนโทรลเลอร์ด้วย ในงานวิจัยนี้เลือกใช้แผ่นวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ CP-AT32 ของบริษัท อีทีที โดยใช้ไมโครโปรเซสเซอร์ (CPU) เบอร์ 83C154 มีสมรรถนะการทำงานใกล้เคียงกับไมโครโปรเซสเซอร์ หมายเลข 80C52 ดังแสดงข้อแตกต่างในภาคผนวก ง ไมโครคอนโทรลเลอร์นี้ ออกแบบให้ทำงานที่ความถี่ 11.059 MHz ทำให้สามารถเชื่อมโยงกับวงจรภายนอกได้ด้วยความเร็วสูง สำหรับซอฟต์แวร์นั้นสามารถพัฒนาโปรแกรมทำงานได้ทั้งภาษาเบสิก (basic) และภาษาแอสเซมบลี (assembly) อีกทั้งยังมีพอร์ตสนับสนุนการเชื่อมโยงกับวงจรต่างๆ โดยกำหนดตำแหน่ง (decode port) จากโปรแกรมได้อีกด้วย รายละเอียดการเชื่อมโยงพอร์ตของไมโครคอนโทรลเลอร์ CP-AT32 กับวงจรภายนอกต่างๆ แสดงในรูปที่ 3.25





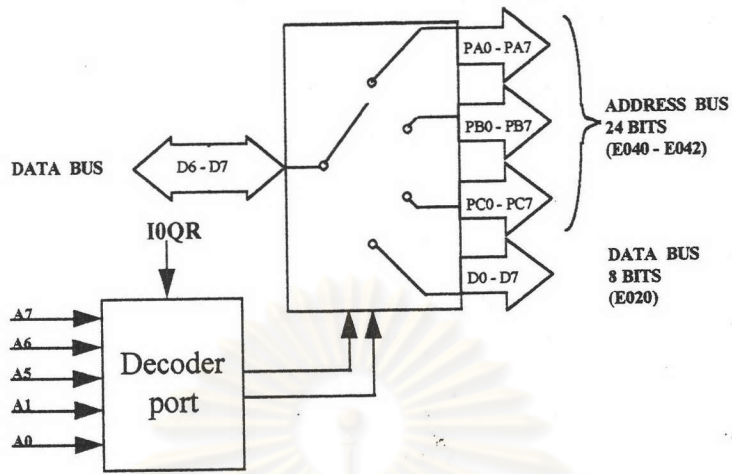
รูปที่ 3.25 แสดงรายละเอียดการเชื่อมโยงสัญญาณของไมโครคอนโทรลเลอร์

การนำไมโครคอนโทรลเลอร์มาประยุกต์ใช้ในการเก็บข้อมูลภาพขนาด 400x300 จุดภาพ จำนวน 2 ภาพ จะต้องสามารถอ้างตำแหน่งของหน่วยความจำทั้งหมด 320 กิโลไบต์ แต่ไมโครโปรเซสเซอร์ (CPU) ขนาด 8 บิต จะมีสายสัญญาณกำหนดตำแหน่ง (address bus)  $A_0-A_{15}$  ทั้งหมด 16 เส้น ซึ่งสามารถคำนวณ ตำแหน่งในการเชื่อมโยงไมโครคอนโทรลเลอร์จากสมการ

$$\begin{aligned}
 \text{address} &= 2^{\text{address bus}} \\
 &= 2^{16} \\
 &= 65536 \text{ ตำแหน่ง}
 \end{aligned}$$

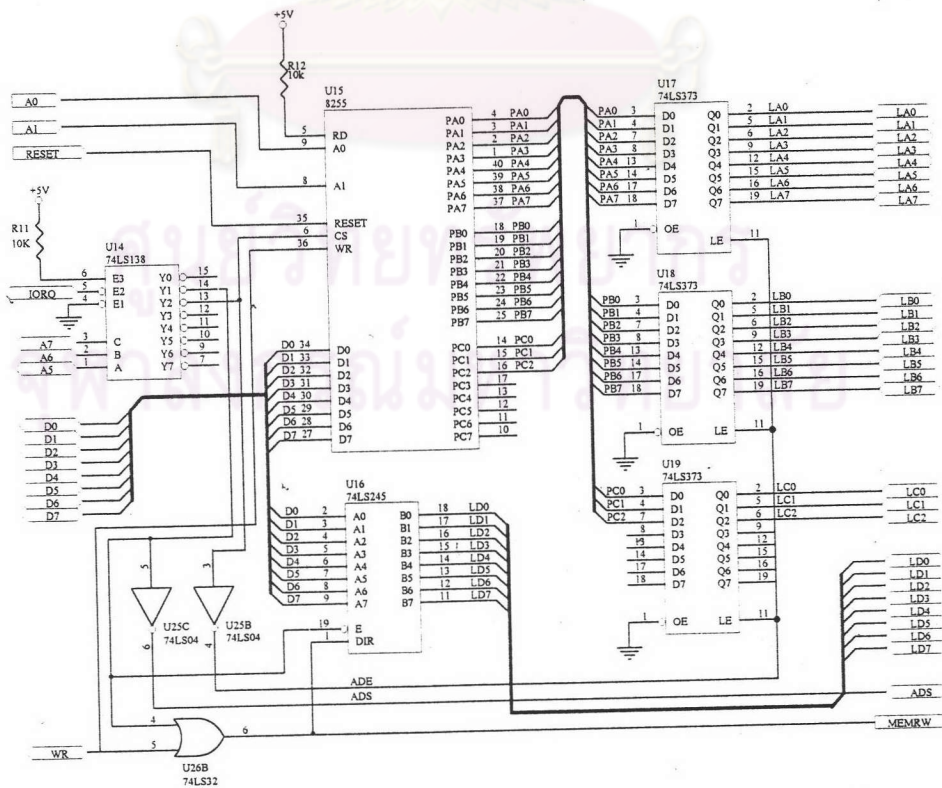
หรือสามารถคิดต่อกับหน่วยความจำรวมเท่ากับ 64 กิโลไบต์

จะเห็นว่า ไมโครคอนโทรลเลอร์ CP-AT32 นั้นสามารถติดต่อกับหน่วยความจำได้เพียง 64 กิโลไบต์ จึงจำเป็นต้องสร้างสัญญาณกำหนดตำแหน่งขึ้นมาใหม่จำนวน 18 บิต เพื่อให้สามารถเชื่อมโยงกับหน่วยความจำทั้ง 320 กิโลไบต์ โดยอาศัยการส่งข้อมูลผ่านพอร์ตขนาด 8 บิต จำนวน 3 ครั้ง ด้วยการสร้างสัญญาณกำหนดตำแหน่งขนาด 24 บิต ดังแสดงหลักการในรูปที่ 3.26



รูปที่ 3.26 หลักการสร้างสัญญาณกำหนดตำแหน่งขนาด 24 บิต

เนื่องจากสายสัญญาณกำหนดตำแหน่ง (address bus) ถูกสร้างจากสายสัญญาณข้อมูล (data bus) เพื่อไม่ให้เกิดการสับสนในการเลือกสายสัญญาณ จึงกำหนดตำแหน่งของพอร์ตในการเชื่อมโยงกับสายสัญญาณกำหนดตำแหน่ง  $(E040)_{16}$  ถึง  $(E042)_{16}$  และสายสัญญาณข้อมูลไว้ที่ตำแหน่ง  $(E020)_{16}$  โดยอาศัยวงจรเชิงตัวเลข (digital circuit) ดังแสดงในรูป 3.27



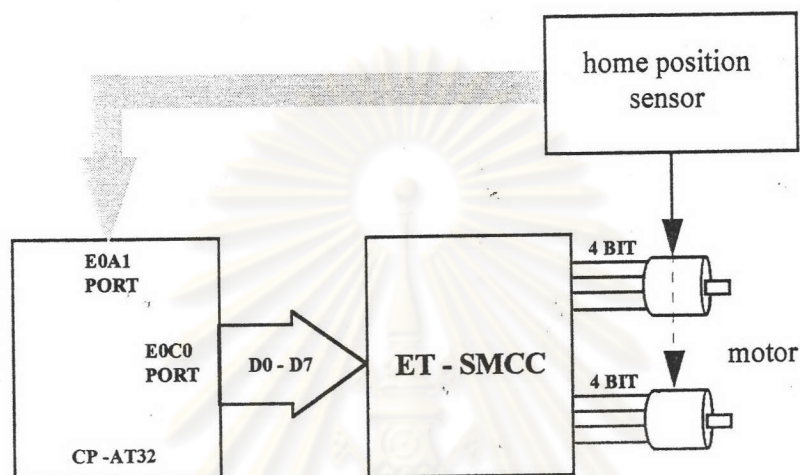
รูปที่ 3.27 วงจรเชื่อมโยงสัญญาณระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับระบบเก็บข้อมูลภาพ

จากวงจรในรูปที่ 3.27 ไอซี  $U_{14}$  ทำหน้าที่กำหนดหมายเลขพอร์ตของไอซี  $U_{16}$  ให้ทำงานที่ตำแหน่ง  $(E020)_{16}$  กล่าวคือ เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์อ้างตำแหน่งที่  $(E020)_{16}$  ทำให้เกิดสถานะ low ที่ขา 14 ของ  $U_{14}$  ซึ่งสัญญาณที่ขา 14 นี้จะถูกส่งออกไปสองส่วนคือ ส่วนแรกจะถูกกลับสัญญาณเป็นสถานะ high ด้วย  $U_{25C}$  เกิดเป็นสัญญาณ “ADS” ซึ่งเป็นสัญญาณควบคุมการเลือกสายสัญญาณกำหนดตำแหน่งของระบบเก็บข้อมูลภาพ สัญญาณส่วนที่สอง จะนำไป OR กับสัญญาณ “ $\overline{WR}$ ” เกิดเป็นสัญญาณ “ $\overline{MEMRW}$ ” ที่ ขา 6 ของ ไอซี  $U_{26B}$  ซึ่งสัญญาณ “ $\overline{MEMRW}$ ” นี้จะเป็นตัวกำหนดทิศทางการส่งผ่านข้อมูล  $D_0-D_7$  ถ้า “ $\overline{MEMRW}$ ” มีสถานะ high เป็นการส่งผ่านข้อมูลจากหน่วยความจำไปสู่ไมโครคอนโทรลเลอร์ ในทางตรงกันข้ามหาก “ $\overline{MEMRW}$ ” มีสถานะ low แสดงว่าเป็นการส่งผ่านข้อมูลจากไมโครคอนโทรลเลอร์ลงสู่หน่วยความจำของระบบเก็บภาพนั่นเอง ส่วนไอซี  $U_{15}$  เป็นพอร์ตสำหรับการรับส่งข้อมูลแบบขนานระหว่างอุปกรณ์ภายนอกกับไมโครคอนโทรลเลอร์ ซึ่งสามารถเปลี่ยนแปลงลักษณะการทำงานของพอร์ต จากการควบคุมด้วยโปรแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ ในงานวิจัยนี้ได้กำหนดตำแหน่งของพอร์ตไว้ที่ตำแหน่ง  $(E040)_{16}$  ถึง  $(E042)_{16}$  โดยที่ตำแหน่ง  $(E043)_{16}$  เป็นการควบคุมการทำงานของพอร์ตจากโปรแกรม ดังนั้น หลังจากโปรแกรมกำหนดลักษณะการทำงานของพอร์ต  $(E043)_{16}$  ให้ทำงานในลักษณะการส่งข้อมูลเพียงอย่างเดียว เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์อ้างตำแหน่งที่  $(E040)_{16}$  ถึง  $(E042)_{16}$  เป็นผลทำให้เกิดสถานะ low ที่ขา 13 ของไอซี  $U_{14}$  ซึ่งสัญญาณที่ขา 13 นี้จะถูกแบ่งเป็นสองส่วนคือ ส่วนแรกจะเชื่อมโยงกับไอซี  $U_{15}$  ที่ขา CS (chip select) เพื่อกำหนดให้ไอซี  $U_{15}$  ทำงานส่งข้อมูลผ่านพอร์ต Pa, Pb และ Pc สัญญาณส่วนที่สองจะถูกนำไปกลับสถานะ high ด้วยไอซี  $U_{25B}$  ที่ขา 4 เกิดเป็นสัญญาณ “ADE” เพื่อควบคุมการทำงานของไอซี  $U_{17}, U_{18}$  และ  $U_{19}$  ให้ทำการค้างสถานะด้านขาออกของสัญญาณทั้ง 3 กลุ่มคือ สัญญาณ  $LA_0-LA_7, LB_0-LB_7, LC_0-LC_2$  รวมเป็นสัญญาณกำหนดตำแหน่งขนาด 19 บิต ในการเก็บข้อมูลเชิงเลขจำนวน 2 ภาพลงในหน่วยความจำ

### 3.6 การเชื่อมโยงไมโครคอนโทรลเลอร์กับระบบขับเคลื่อนทางกล

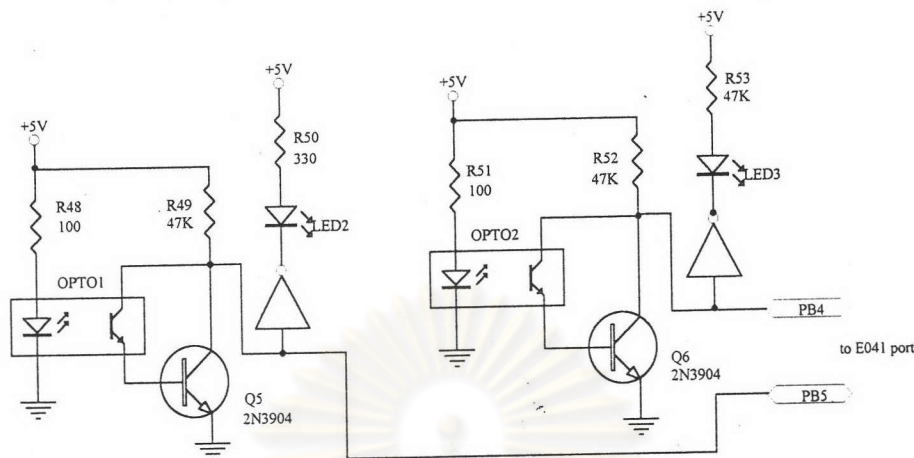
ระบบขับเคลื่อนทางกลที่ออกแบบนั้น สามารถขับเคลื่อนโปรปัดรังสีส่วนหน้าซึ่งมีน้ำหนักรวมประมาณ 250 กรัม ให้สามารถสแกนภาพชิ้นงาน ในระนาบสองมิติบนพื้นที่  $40 \times 30$  ตารางเซนติเมตร ระบบขับเคลื่อนนี้ประกอบด้วย 2 ส่วนคือ ส่วนแรกเป็นส่วนของอุปกรณ์ทางกล ได้แก่ สเต็ปปีงมอเตอร์ (stepping motor) และโครงสร้างทางกล ซึ่งแสดงรายละเอียดในภาคผนวก ค ส่วนที่สอง เป็นส่วนของอุปกรณ์ควบคุมอิเล็กทรอนิกส์ ซึ่งประกอบด้วย วงจรควบคุม

การทำงานของสเต็ปปีงมอเตอร์ และวงจรควบคุมจุดเริ่มของมอเตอร์ ส่วนนี้เป็นส่วนที่ต้องทำงานให้สอดคล้องกับระบบเก็บข้อมูลภาพ โดยเชื่อมโยงกับไมโครคอนโทรลเลอร์ ผ่านแผ่นวงจรควบคุมสเต็ปปีงมอเตอร์ (ET-SMCC) ของบริษัท อีทีที ดังแสดงแผนภาพการเชื่อมโยงของอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ในรูปที่ 3.28 และวงจรควบคุมจุดเริ่มต้นในรูปที่ 3.29



รูปที่ 3.28 แผนภาพการเชื่อมโยงระบบขับเคลื่อนทางกลกับไมโครคอนโทรลเลอร์

จากแผนภาพในรูปที่ 3.28 เป็นการเชื่อมโยงแผ่นวงจรควบคุมสเต็ปปีงมอเตอร์ที่พอร์ต (E0C0)<sub>16</sub> ของไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยการส่งผ่านข้อมูลขนาด 8 บิต (D<sub>0</sub>-D<sub>7</sub>) ซึ่งข้อมูลดังกล่าวจะถูกแบ่งเป็นสองส่วนคือ ข้อมูล 4 บิตแรกจะควบคุมการหมุนของสเต็ปปีงมอเตอร์ในแกน X ส่วนข้อมูลที่เหลืออีก 4 บิต จะควบคุมสเต็ปปีงมอเตอร์ในแกน Y สำหรับการหมุนของมอเตอร์ทั้งสองตัวจะทำงานด้วยโปรแกรมบนไมโครคอนโทรลเลอร์ ด้วยการส่งผ่านข้อมูลออกเพียงอย่างเดียว จึงทำให้ไม่สามารถตรวจสอบพิกัดของการเคลื่อนที่ได้ ดังนั้นจึงต้องทำการควบคุมให้มอเตอร์แต่ละแกนเริ่มต้นที่พิกัด X=0 และ Y=0 หรือจุดเริ่มต้น (home position) ด้วยวงจรดังในรูปที่ 3.29

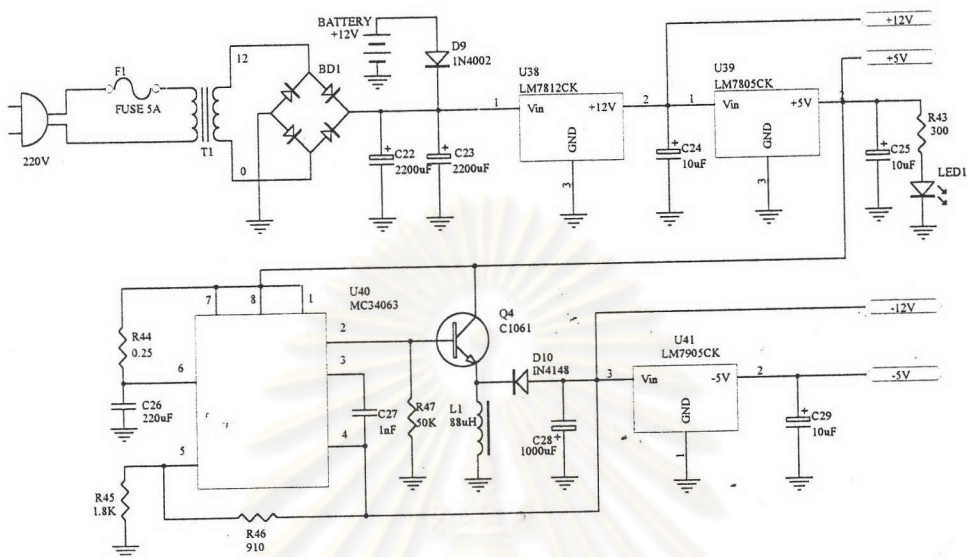


รูปที่ 3.29 วงจรควบคุมจุดเริ่มต้นของมอเตอร์

จากรูปที่ 3.29 เป็นการนำอุปกรณ์ตรวจสอบตำแหน่งด้วยแสง (opto sensor) เพื่อควบคุมให้มอเตอร์สามารถเคลื่อนโปรปัดรังสีมายังพิกัด (0,0) โดย Opto1 และ Opto2 เป็นตัวตรวจสอบจุดเริ่มต้น (home position) ในแกน X และ Y ทุกครั้งที่เริ่มทำงาน สติปปีงมอเตอร์นำโปรปัดเคลื่อนมายังตำแหน่ง (0,0) จะเป็นผลทำให้ขาคอลเลคเตอร์ของ Q<sub>5</sub> และ Q<sub>6</sub> เปลี่ยนสถานะจาก high เป็นสถานะ low และถูกส่งผ่าน PB<sub>4</sub> และ PB<sub>5</sub> เข้าสู่ระบบไมโครคอนโทรลเลอร์ ส่วน LED<sub>2</sub> และ LED<sub>3</sub> เป็นไดโอดแบบเปล่งแสง (LED) ใช้แสดงตำแหน่งของโปรปัดรังสีเมื่ออยู่ในตำแหน่ง X=0 และ Y=0 ตามลำดับ

### 3.7 การออกแบบแหล่งจ่ายไฟฟ้าตัดค่า

แหล่งจ่ายไฟฟ้าตัดค่าของทั้งระบบได้ออกแบบให้สามารถจ่ายไฟฟ้า ให้แก่วงจรต่างๆ ทั้งวงจรมอเตอร์และเชิงตัวเลข พร้อมทั้งออกแบบให้สามารถสำรองแหล่งจ่ายพลังงานจากแบตเตอรี่ขนาด 12 โวลต์ จึงจัดแหล่งจ่ายตัดค่าไฟค่านี้นี้ให้ ประกอบด้วยวงจรแบบตัดค่าไฟฟ้าคงที่ +12, +5, -12 และ -5 โวลต์ ดังแสดงวงจรในรูปที่ 3.30



รูปที่ 3.30 วงจรแหล่งจ่ายไฟฟ้าสัปดาห์

จากวงจรรูปที่ 3.30  $T_1$  เป็นหม้อแปลงสัปดาห์ไฟฟ้า ทำหน้าที่ ลดระดับสัปดาห์ไฟฟ้า กระแสสัปดาห์จาก 220 โวลต์ ให้เหลือ 12 โวลต์ เรียงกระแสไฟฟ้าแบบบริดจ์ (Bridge rectifier) ทำให้เกิดสัปดาห์ไฟฟ้ากระแสตรงที่  $C_{23}$  เท่ากับ  $12\sqrt{2}$  หรือ 17 โวลต์ ส่งผ่านเข้าสู่  $U_{38}$  และ  $U_{39}$  ซึ่งทำหน้าที่ควบคุมสัปดาห์ไฟฟ้าทางออกให้คงที่ที่ระดับ 12 โวลต์ หรือ 5 โวลต์ตามลำดับ ในขณะที่ LED จะสว่างเมื่อได้รับสัปดาห์ไฟฟ้าตรง 5 โวลต์บนคาปาซิเตอร์  $C_{25}$  ส่วนไอซี  $U_{40}$  ถูกจัดเป็นวงจรแปลงสัปดาห์ไฟฟ้า (voltage inverting converter) ทำหน้าที่แปลงสัปดาห์ไฟฟ้ากระแสตรง +5 โวลต์ เป็น -12 โวลต์ และส่งผ่านให้  $U_{41}$  สร้างสัปดาห์ไฟฟ้าคงที่ -5 โวลต์ บน  $C_{29}$

### 3.8 ระบบเชื่อมโยงสัญญาณมาตรฐาน RS - 232C

การส่งข้อมูลภาพจากหน่วยความจำสำรอง ไปยังไมโครคอมพิวเตอร์เพื่อจัดการด้าน กระบวนการทางภาพนั้น จัดในลักษณะข้อมูลอนุกรมมาตรฐาน RS-232C อัตราความเร็วในการ ส่งข้อมูล (baud rate) ในกรณีที่ใช้ไมโครโปรเซสเซอร์ เบอร์ 83C154 จะมีระบบส่งข้อมูลในตัวเอง เมื่อเลือกให้รีจิสเตอร์ Timer1 (TH1) ทำงานในโหมด 2 จะสามารถกำหนดอัตราความเร็วในการ ส่งข้อมูลได้จากสมการ<sup>[10]</sup>

$$\text{baud rate} = \frac{2^{\text{SMOD}}}{32} \times \frac{\text{oscillator frequency}}{12 \times [256 - (\text{TH1})]} \dots\dots\dots(3.1)$$

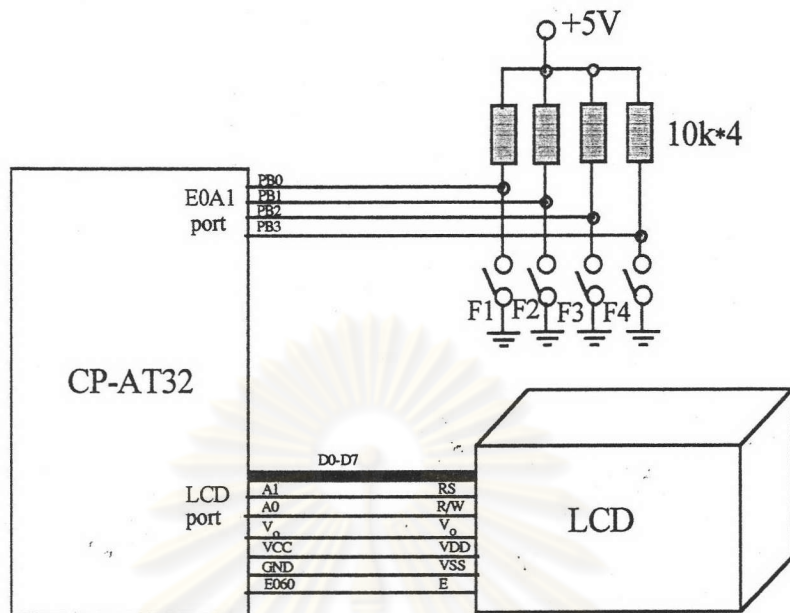
หรือสามารถกำหนดได้จากตารางที่ 3.1

ตารางที่ 3.1 การกำหนด Timer 1 ในการสร้างอัตราความเร็วของการส่งข้อมูล

Baud Rate	fosc	SMOD	Timer1		
			C/T	Mode	reload value
Mode 0 Max : 1 MHz	12 MHz	X	X	X	X
Mode 2 Max : 375 kHz	12 MHz	1	X	X	X
Mode 1,3 : 6.25kHz	12 MHz	1	0	2	FFH
19.2 kHz	11.059 MHz	1	0	2	FDH
9.6 kHz	11.059 MHz	0	0	2	FDH
4.8 kHz	11.059 MHz	0	0	2	FAH
2.4 kHz	11.059 MHz	0	0	2	F4H
1.2 kHz	11.059 MHz	0	0	2	E8H
137.5 Hz	11.059 MHz	0	0	2	1DH
110 Hz	6 MHz	0	0	2	72H
110 Hz	12 MHz	0	0	1	FEE8H

### 3.9 ระบบรับคำสั่งจากคีย์บอร์ดและแสดงผลบนจอผลึกเหลว(LCD)

ระบบสแกนข้อมูลภาพนี้ออกแบบให้ทำงานในโหมดต่างๆ เช่น โหมดการเก็บข้อมูลภาพ การลบข้อมูล และการโอนถ่ายข้อมูลให้กับไมโครคอมพิวเตอร์ รวมทั้งสามารถเลือกการเก็บข้อมูลเชิงตัวเลขในภาพที่ 1 หรือภาพที่ 2 ได้อีกด้วย ดังนั้นจึงจำเป็นต้องมีอุปกรณ์ที่ติดต่อกับผู้ใช้ เพื่อที่จะสามารถควบคุมไมโครคอนโทรลเลอร์ให้ทำงานตามต้องการ โดยส่งข้อมูลผ่านคีย์บอร์ด (keyboard) ขนาด 4 แป้นพิมพ์ และแสดงผลด้วยจอแบบผลึกเหลว (Liquid Crystal Display :LCD ) ชนิด dot matrix ขนาด 4x16 ตัวอักษร ดังแสดงการเชื่อมโยงอุปกรณ์ทั้งสองกับไมโครคอนโทรลเลอร์ในแผนภาพรูปที่ 3.31



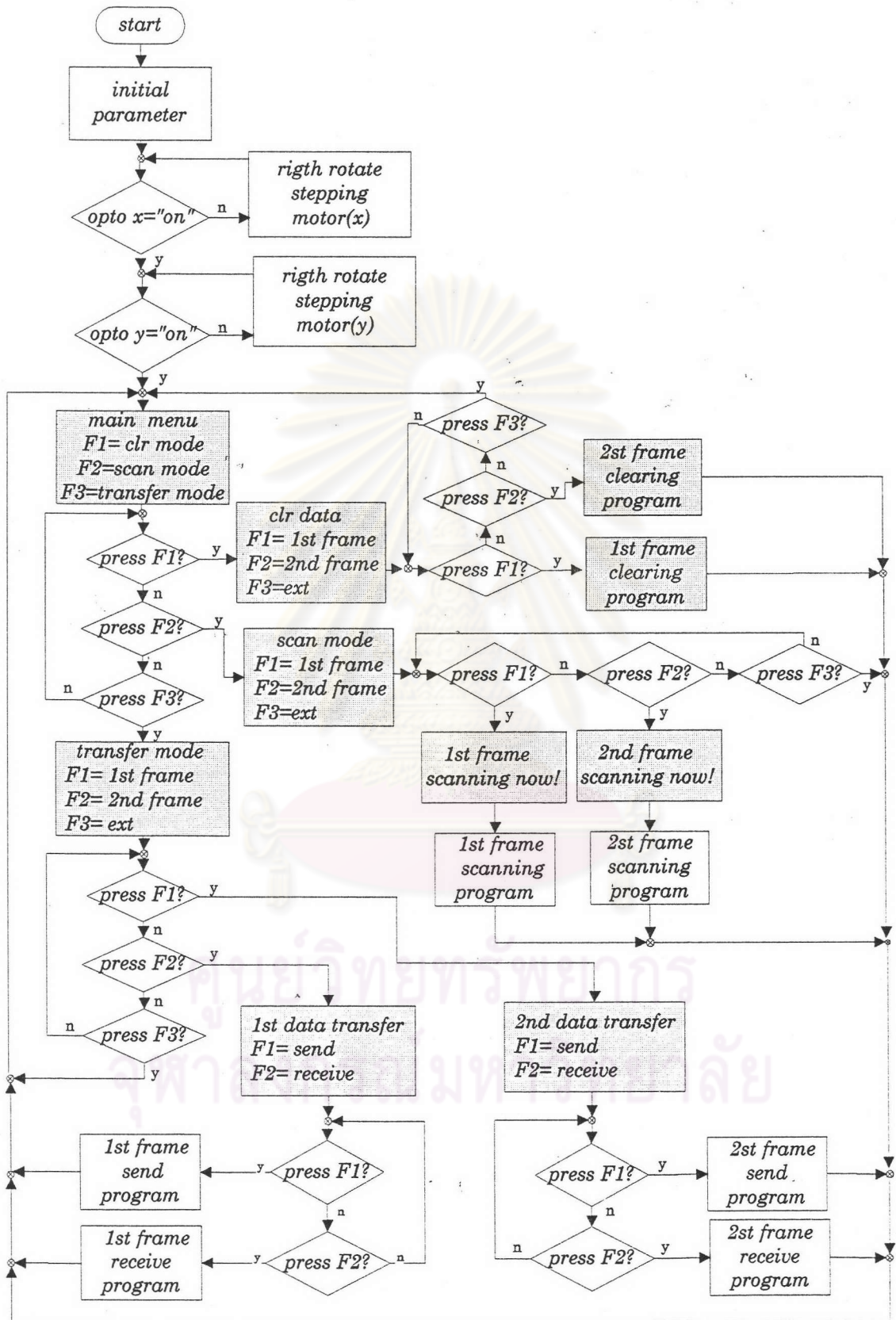
รูปที่ 3.31 แผนภาพการเชื่อมโยงอุปกรณ์แสดงผลและแป้นกดเข้ากับไมโครคอนโทรลเลอร์

ไมโครคอนโทรลเลอร์ จะรับการเชื่อมโยงคีย์บอร์ด F1 ถึง F4 เข้าทางพอร์ต (E0A1)<sub>16</sub> และจะทำงานเมื่อกดแป้นใดแป้นหนึ่ง ให้ได้รับสัญญาณลอจิก low ที่ PB<sub>0</sub>-PB<sub>3</sub> จากการกด F1-F4 ตามลำดับ ส่วนอุปกรณ์แสดงผลทางจอแบบผลึกเหลวจะเชื่อมโยงเข้ากับพอร์ต (E060)<sub>16</sub> ของไมโครคอนโทรลเลอร์ CP-AT32 ซึ่งได้ออกแบบให้สามารถเชื่อมโยงกับ LCD สำเร็จรูปซึ่งควบคุมการทำงานด้วยไอซี HD4478 ได้โดยตรง และสามารถควบคุมคอนทราสต์ (contrast) ของจอ LCD ได้ด้วยการปรับศักดาไฟฟ้าที่ขา V<sub>0</sub> รายละเอียดของ LCD แสดงในภาพผนวก จ

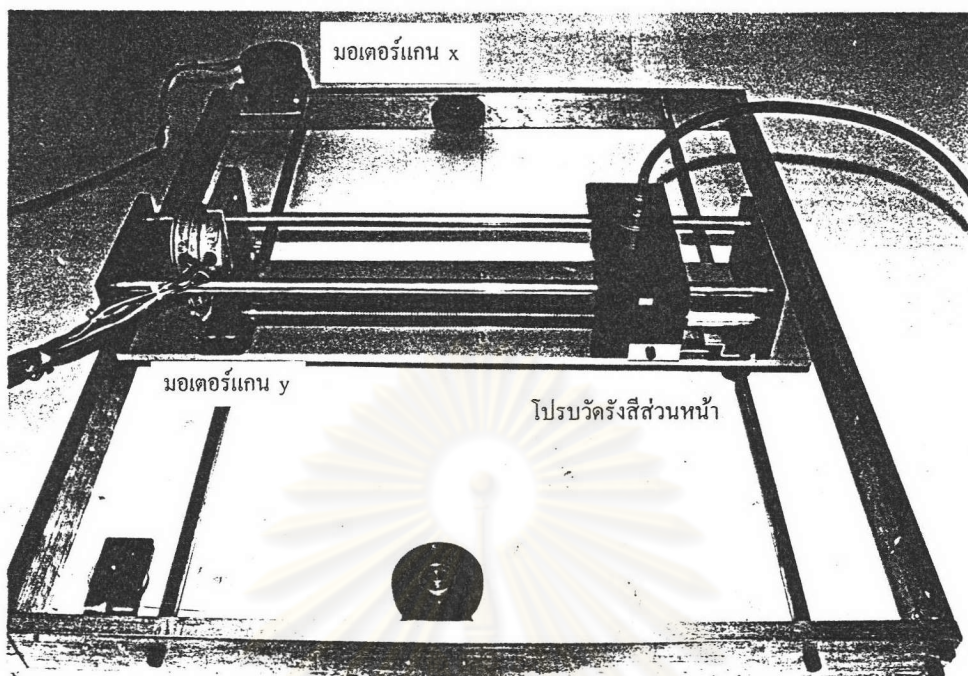
### 3.10 การออกแบบโปรแกรมควบคุมการทำงานของระบบสแกนข้อมูลภาพ

โปรแกรมควบคุมการทำงานของระบบควบคุมการทำงานในโหมดการเก็บของข้อมูล การลบข้อมูล และการโอนถ่ายข้อมูล เขียนด้วยภาษาแอสเซมบลีและภาษาเบสิก มีขนาด 5925 ไบต์ มีโฟลวชาร์ตการทำงานดังในรูปที่ 3.32 และโปรแกรมในภาคผนวก ฉ

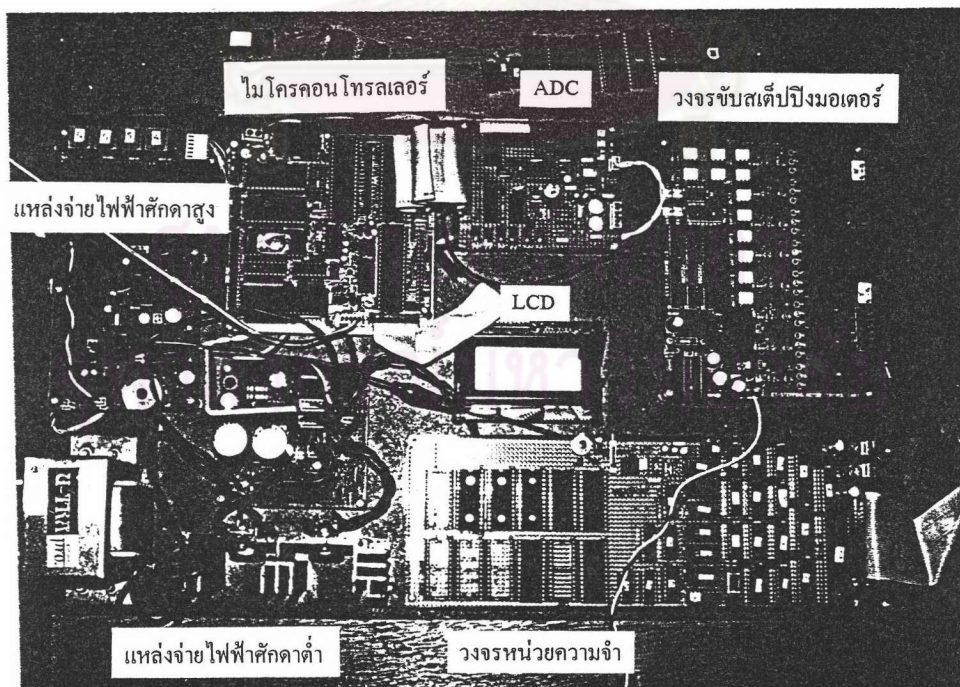




รูปที่ 3.32 โฟลวชาร์ตของโปรแกรมควบคุมการทำงานของระบบสแกนภาพ



รูปที่ 3.33 ภาพถ่ายระบบขับเคลื่อนโปรบวัดแรงสื



รูปที่ 3.34 ภาพถ่ายระบบสแกนข้อมูลภาพ