



## การออกแบบส่วนประกอบของเครื่องวัดการรับรังสีของดวงอาทิตย์

### ความรู้ทั่วไป

ในบทนี้จะได้กล่าวถึงเทคนิคการออกแบบส่วนประกอบต่างๆที่สำคัญตลอดจนการทำงานอย่างละเอียดภายในระบบ เนื่องจากส่วนประกอบต่างๆภายในระบบนี้ส่วนใหญ่หรืออาจจะเรียกได้ว่าเกือบทั้งหมดนั้นประกอบด้วยคิรจิคอลไอซีหลายชนิดด้วยกัน เพราะฉะนั้นในการเลือกคิรจิคอลไอซีเหล่านั้นมาใช้ควรคำนึงถึงลักษณะคุณสมบัติของคิรจิคอลไอซีแต่ละชนิดนั้นด้วย คิรจิคอลไอซีอาจแบ่งตามขนาดความยุ่งยากของวงจรโดยนับเป็นจำนวนเทียบเท่าของเกตได้เป็น SSI, MSI และ LSI

SSI ( Small Scale Integrated Circuit ) จะมีจำนวนเกตไม่เกิน 9 เกตวงจรคิรจิคอลเกตต่างๆและฟิลิฟลอป

MSI ( Medium Scale Integrated Circuit ) เป็นวงจรที่มีจำนวนเทียบเท่าของเกตตั้งแต่ 10 ถึง 99 ได้แก่พวกวงจรถ่ายรหัส (Encoder และ Decoder) วงจรนับ (Counter) มัลติเพลกเซอร์ (Multiplexers) และวงจรอื่นๆที่มีความยุ่งยากพอๆกัน จะเห็นได้ว่าส่วนใหญ่ของเครื่องหมายวงจรถ่ายรหัสที่ใช้ในลอจิกโคตะแกรมอาจแทนได้ด้วย SSI หรือ MSI

LSI ( Large Scale Integrated Circuit ) ได้แก่วงจรที่มีความยุ่งยากมาก จำนวนเทียบเท่าของเกตมากกว่า 99 ขึ้นไป LSI ส่วนใหญ่เป็นระบบที่ใช้สำหรับงานเฉพาะอย่าง เช่น นาฬิกาคิรจิคอล, เครื่องคิดเลขไฟฟ้า, คิรจิคอลมิเตอร์ ฯ เป็นต้น

ที่ใช้งานได้กว้างขวางได้แก่ ไมโครโปรเซสเซอร์ และพวกหน่วยความจำ ROM หรือ RAM ปัจจุบันวงจร LSI มีจำนวนเทียบเท่าของเกตสูงมากอาจสูงถึง 10,000 จึงอาจเห็นศัพท์ใหม่สำหรับวงจรยุ่งยากขั้นนี้ เช่น VLSI ( Very Large Scale Integrated Circuit ).

หากแบ่งกิตติคอลไอซีตามประเภทของ active elements ที่ใช้ประกอบเป็นวงจร แล้วอาจแบ่งได้เป็น 2 ประเภทใหญ่ๆคือ Unipolar Transistor อันได้แก่ MOS (Metal Oxide Semiconductor) และ Bipolar Transistors ซึ่งส่วนใหญ่เป็น npn ทรานซิสเตอร์ MOS จะมีความหนาแน่นสูงกว่า Bipolar มากจึงเหมาะสำหรับที่จะนำมาทำ LSI วงจรที่ทำด้วยทรานซิสเตอร์จะถือว่ามีคุณภาพสูงกว่าและใช้กับวงจรที่มีความเร็วสูง แต่เนื่องจากใช้กำลังไฟฟ้ามากความร้อนเกิดขึ้นสูง จึงไม่เหมาะสำหรับวงจรที่มีความยุ่งยากและความหนาแน่นสูง นอกจากนี้ Bipolar ชนิด I<sup>2</sup>L (Integrated Injection Logic) ซึ่งเป็นวงจรที่คิดค้นขึ้นใหม่เมื่อ ค.ศ. 1973 โดยใช้หลักการของ RTL (Resistor - Transistor Logic) แต่ใช้หน่วยกระแสคงที่แทนความต้านทาน ทำให้วงจรมีขนาดเล็กลงมากและอาจออกแบบให้ใช้กำลังไฟน้อย การผลิตง่ายคล้ายกับการผลิตวงจร MOS มีความหนาแน่นใกล้เคียงกับวงจร MOS แต่มีความเร็วสูงเช่นเดียวกับแบบ Bipolar ชนิดอื่นๆ เป็นที่คาดกันว่าวงจรแบบ I<sup>2</sup>L นี้จะแพร่หลายขึ้นมากและอาจใช้แทน MOS ได้

Series ของลอจิก (Logic Series) สำหรับวงจร SSI และ MSI ซึ่งได้กล่าวมาแล้วนั้น ชนิดของวงจรที่นิยมใช้กันคือ TTL, CMOS, ECL, HTL ส่วนลอจิกอื่นๆ เช่น RTL, DTL หรือ DL ไม่นิยมใช้กันนอกจากในบางครั้งอาจสร้างขึ้นจากชิ้นส่วนของไดโอดและทรานซิสเตอร์

วงจรชนิดเดียวกันแต่ต่าง series กันอาจมีด้วยกันเพื่อให้มีส่วนที่คล้ายกันโดยเฉพาะ เช่น วงจรลอจิกชนิด CMOS ของบริษัท RCA เป็นรุ่น series 4000 ของบริษัท NS เป็น series 74C ซึ่งวงจรทั้งสอง series ต่างก็เป็นซีโมสเหมือนกัน แต่รายละเอียดภายในวงจรจะผิดกันและอาจมีคุณสมบัติแตกต่างกันมาก ดังนั้นบาง series ที่บริษัทหนึ่งผลิตขึ้นมาอาจได้รับความนิยมใช้กันมากในขณะที่บาง series อาจไม่ได้รับความนิยมเลย ใน series หนึ่งๆจะประกอบด้วยวงจรหลายๆอย่างซึ่งมีฟังก์ชันต่างๆกันคือ มีทั้งแบบเกทชนิดต่างๆ วงจรนับ ฟลิปฟลอป ฯลฯ เป็นต้น แต่ละอย่างจะมีเบอร์เพื่อให้ทราบว่า

เป็นวงจรรวม เช่น เบอร์ CD 4002 บ่งว่าเป็น Dual 4 Input NOR Gates series ที่ได้รับความนิยมมากจะมีวงจรมากทั้งที่ขึ้นให้เลือกใช้ เช่น series 4000 ของบริษัท RCA มีให้เลือกถึงร้อยกว่าประเภท series ที่ได้รับความนิยมมากจะมีหลายบริษัทผลิตออกมาโดยใช้เบอร์เหมือนกัน คุณสมบัติอาจต่างกันเล็กน้อยแต่โดยทั่วไปแล้วจะใช้แทนกันได้โดยตรง เช่น series 7400 ของบริษัท TEXAS INSTRUMENTS ใช้เบอร์ SN 7400 , บริษัท MOTOROLA ใช้เบอร์ MC 7400 , บริษัท NATIONAL SEMICONDUCTOR ใช้เบอร์ NS 7400 ซึ่งทั้งหมดนี้ต่างก็เป็น Quad 2 Input NAND ชนิด TTL เหมือนกันและใช้แทนกันได้โดยตรง แต่อาจมีข้อแตกต่าง เช่น ข้อมูลตัวเลขที่บริษัทผู้ผลิตระบุไว้ในหนังสือคู่มือการใช้งานซึ่งอาจได้จากการทดสอบที่มีข้อแม้ต่างกัน ตัวเลขที่ระบุไว้จากการทดสอบบิตก็กันอาจทำให้ผู้ใช้เข้าใจผิดได้ ตัวเลขที่บริษัทระบุไว้ในหนังสือคู่มือการใช้งานนั้นส่วนมากบริษัทไม่ได้วัดค่าออกมาจริงๆ เนื่องจากค่าใช้จ่ายในการทดสอบสูงมากจึงมักบอกไว้เป็นค่า Typical value กับ Minimum หรือ Maximum (แล้วแต่ค่าใดสำคัญ) เช่น บอกว่าค่า Propagation Delay ของ SN 7420 NAND Gate เป็น  $T_{PLH(max.)} = 22 \text{ nSec.}$ ,  $T_{PLH(Typ)} = 12 \text{ nSec.}$  โดยกำหนดข้อแม้ในการทดสอบว่า  $V_{CC} = 5 \text{ V}$ ,  $T_A = 25 \text{ C}$  และ  $C_L = 15 \text{ pF}$ ,  $R_L = 400$  และอาจมีรูปแสดงว่าเมื่อข้อแม้ในการทดสอบเปลี่ยนค่าไป ค่าที่กำหนดไว้จะเปลี่ยนไปอย่างไร ข้อมูลที่กำหนดบอกค่าสำหรับ SN 7420 เมื่อใช้งานตามข้อแม้ที่กำหนดไว้จะมีค่า Propagation Delay ประมาณ 12 nSec และจะไม่เกิน 22 nSec ดังนั้นในการออกแบบวงจรโดยใช้ SN 7420 เมื่อเห็นว่า  $V_{CC}$ ,  $T_A$ ,  $C_L$  และ  $R_L$  ไม่เปลี่ยนไปจากค่าที่บริษัทกำหนดมากนักก็อาจเลือกใช้ 7420 ทั่วงานโดยคิดว่าค่า Propagation Delay ของมันมีค่ามากที่สุดเท่ากับ 22 nSec เพื่อความปลอดภัยในการออกแบบ

คุณสมบัติที่สำคัญของชนิดของลอจิกที่แสดงเปรียบเทียบคือ ความเร็ว ความต้านทานต่อคลื่นรบกวน (Noise Immunity) กำลังไฟฟ้าที่ใช้ และความสะดวกในการใช้งาน ความเร็วของลอจิกเกณฑ์โดย Propagation Time Delay คือเวลาที่ใช้ในการเปลี่ยนสแตต ซึ่งขึ้นกับโหลดซึ่งต่อที่หัวออกของเกท สำหรับวงจรถอด series

หนึ่งๆ นิยมบอกเป็น Maximum Rate of Toggles ซึ่งหมายถึง ความถี่สูงสุดของสัญญาณที่ clock input ของฟลิปฟล็อปหนึ่งตัว สำหรับวงจรทั่วไปประกอบด้วยฟลิปฟล็อปและเกทหลายๆตัวจะต้องใช้ความถี่ของ clock ค่าที่ต่ำกว่านี้มากขึ้นอยู่กับการออกแบบวงจร การใช้งานวงจรแบบ synchronous จะได้ความเร็วสูงสุดแต่ต้องใช้งานเร็วเกินไปทำให้สิ้นเปลือง การออกแบบเป็น asynchronous หรือ pseudo synchronous เป็นที่นิยมกว่า สำหรับชิปที่อาจใช้กับแหล่งจ่ายไฟตั้งแต่ 3 โวลต์ถึง 15 โวลต์ ค่า Maximum Toggle Rate จะขึ้นกับแรงดันของแหล่งจ่ายไฟ ที่แรงดัน 5 โวลต์จะมีค่าเป็น 3 MHz แต่ถ้าใช้แรงดัน 15 โวลต์จะมีค่าถึง 10 MHz ทั้งนี้ชิปจึงสามารถเลือกใช้แรงดันได้ตามความเร็วที่ต้องการ HTL ใช้สำหรับงานที่ต้องการความต้านทานคลื่นรบกวนสูงสุด ซึ่งมักไม่ต้องการความเร็วสูง กำลังไฟฟ้าที่ใช้จะมีค่าคงที่ไม่ขึ้นกับความเร็วสำหรับ ECL และ HTL TTL จะใช้กำลังไฟฟ้าเกือบคงที่จนกระทั่งที่ความเร็วสูงประมาณ 5 MHz กระแสไฟฟ้าจะเพิ่มขึ้นเกือบเป็นสัดส่วนโดยตรงกับความถี่ วงจรชิปประกอบด้วย Complementary MOS ซึ่งจะทำให้กินกระแสไฟฟ้าค่ามาก เนื่องจากเมื่อมอสต์ตัวหนึ่ง ON อีกตัวหนึ่งจะ OFF กระแสที่ใช้เป็นกระแสที่ซาร์จและดิสซาร์จแคปแอสซิแตนซ์ของโหลด กำลังไฟฟ้าที่ใช้จะเป็นสัดส่วนโดยตรงกับความถี่ของ clock และเป็นสัดส่วนกำลังสองกับแรงดันไฟฟ้าที่ใช้ ที่แรงดันเป็น 5 โวลต์ฟลิปฟล็อปแบบชิปจะใช้กำลังเพียง 10 ไมโครวัตต์เมื่อใช้ความถี่ 1 KHz แต่ที่ความถี่ 2 MHz จะใช้กำลังไฟฟ้าถึง 2 มิลลิวัตต์ ในขณะที่ฟลิปฟล็อปแบบ TTL ใช้กำลังไฟฟ้าประมาณ 10 มิลลิวัตต์

ความสะดวกในการใช้งานในที่นี้วัดด้วย Dot AND/OR และ Fan out

Dot AND/OR หมายถึง ขั้วออกของเกทสองชุดสามารถต่อเข้ากันโดยตรงเพื่อให้เกิดเป็นฟังก์ชันของเกทสองชุดนั้น เช่น ขั้วออกของ ECL จะต่อรวมกันได้โดยตรง และจะเป็นฟังก์ชัน AND ของเกทสองชุดนั้น วงจรออกของ TTL มีอยู่ 3 แบบคือ Active Pull Up, Open Collector และ Tristate และ Open Collector ขั้วออกของเกทจะต่อเข้าด้วยกันเพื่อเกิดกระแสจากความต้านทานตัวเดียวกัน ผลของการต่อจะเป็นเหมือนกับว่าเป็น AND ของเกทสองชุดนั้นโดยไม่ต้องใช้วงจรเกทอีก วงจร TTL ส่วนมากเป็นแบบ

Active Pull Up(Totem Pole) ซึ่งมีความเร็วสูงกว่าและมีเอาต์พุตอิมพีแดนซ์ต่ำ แต่ไม่สามารถต่อเข้าออกเข้าด้วยกันได้ แบบที่เป็น Tristate (เข้าออกเป็น Tristate) นิยมใช้กับวงจรมัลติเพลกเซอร์ และหน่วยความจำ เพื่อให้เข้าออกจำนวนมากสามารถต่อเข้าด้วยกันได้

Fan out หมายถึง จำนวนขาเข้าของวงจรมัลติเพลกเซอร์ที่สามารรถต่อเข้ากับขาออกขาหนึ่งได้โดยกระแสรวมทั้งหมดไม่ทำให้แรงดันที่ขาออกบิดไป Fan out มากทำให้ประหยัคเกทหรือบัฟเฟอร์เมื่อต้องการต่อขาออกขาหนึ่งเข้ากับเกทหลายตัว Fan out ของ TTL เท่ากับ 10 หมายความว่า ขาออกของ TTL สามารถต่อเข้ากับขาเข้า(ปกติ) ของ TTL ได้ 10 เกท. เมื่อต่อลจจิกต่าง series เข้าด้วยกันจะต้องเข้าใจถึงวงจรมัลติเพลกเซอร์ เช่น ซีมอสจะต่อเข้ากับขาเข้าของ TTL ได้เพียง 1 ตัว

ความต้านทานต่อคลื่นรบกวนแบ่งเป็นภายในและภายนอก คลื่นรบกวนภายในเกิดจากตัวลจจิกเอง TTL จะใช้กระแสผิดกันมากเมื่ออยู่ที่สเตร "0" และที่สเตร "1" กระแสในสายจากแหล่งจ่ายไฟอาจทำให้แรงดันบิดไป ทำให้ลจจิกเปลี่ยนสเตรได้ทั้งๆที่ไม่ต้องการ ดังนั้นสำหรับ TTL จึงต้องใช้ตัวเก็บประจุชนิดคิซึคเซรามิกซึ่งมีค่าประมาณ 0.01 ไมโครฟารัด ต่อคร่อมสายจ่ายไฟทั้งสองเส้นเพื่อลดการเปลี่ยนแรงดัน ความปกติจะใช้ตัวเก็บประจุหนึ่งตัวต่อ TTL ประมาณ 5-10 ตัว คลื่นรบกวนภายนอกอาจเกิดจากคลื่นรบกวนภายในเครื่องหรือจากที่อื่น เช่น จากวิทยุ จากมอเตอร์ และสนามแม่เหล็กไฟฟ้า ซึ่งอาจเกิดจาก Transmission Line Impedance Matching ซึ่งเป็นเรื่องใหญ่สำหรับวงจรมัลติเพลกเซอร์สูง ค่าความต้านทานคลื่นรบกวนขึ้นกับผลต่างของ Threshold Voltages กับ Output Voltages และขึ้นกับ Output impedance ของลจจิก

การเลือกใช้ลจจิกลออจิก สำหรับวงจรมัลติเพลกเซอร์ SSI และ MSI มีอยู่ไม่กี่ชนิดที่นิยมใช้กันมากจนเป็นมาตรฐาน ที่นิยมใช้กันมากที่สุดคือ TTL 74 Series นอกจากนั้นยังมี series อื่นๆอีกซึ่งเป็น TTL ซึ่งออกแบบให้มีส่วนคิต่างกัน เช่น 74L ใช้กำลังไฟฟ้ต่ำกว่า 74 ถึงสิบเท่าแต่มีความเร็วเท่า 74S เป็น TTL ซึ่งใช้ Schottky Diode Clamped ทำให้มีความเร็วสูงขึ้นมากถึง 125 MHz แต่ใช้กำลังไฟสูง 74LS เป็น Low Power -

Scottky Claimed คล้ายกับ 74S แต่ออกแบบให้ใช้กำลังไฟน้อยลง คาดกันว่าต่อไป series 74 จะได้รับความนิยมน้อยลง ที่มาแทนอาจเป็น 74LS หรือเป็นซีมอส ซีมอสใช้กำลังไฟฟ้าต่ำมากเมื่อทำงานที่ความเร็วต่ำ ทำให้เหมาะสำหรับวงจรระเป่าหัวที่ใช้แบคเตอร์ซึ่งมีแรงดันไฟไม่คงที่ เช่น นาฬิกาข้อมือ เครื่องคิดเลข. ข้อเสียคือ ซีมอสใช้งานที่ความเร็วต่ำกว่า 74 series เทคนิคใหม่ๆอาจทำให้ซีมอสมีความเร็วเพิ่มขึ้น แต่ที่สำคัญอีกอย่างก็คือ ราคาของมันมีราคาสูงกว่า 74 series วงจรแบบ HTL (High Threshold Logic) คล้ายกับ TTL แต่ทำงานที่แรงดันสูงและออกแบบให้มีความต้านทานคลื่นรบกวนสูง เช่น ในโรงงานที่มีการเปิดปิดไฟกำลังมากๆ ECL จะมีความเร็วสูงสุดเมื่อต้องการความเร็วสูงมากจนวงจรอื่นใช้ไม่ได้ก็ต้องใช้ ECL การใช้ ECL มีปัญหาเพราะกินกำลังไฟฟ้าสูงต้องทำแหล่งจ่ายไฟแพงขึ้น

เราพอจะสรุปถึงคุณสมบัติต่างๆของไอซีแต่ละชนิดดังที่ได้กล่าวมาแล้ว เพื่อเปรียบเทียบให้เห็นถึงข้อดีข้อเสียของคิรคอสไอซีแต่ละชนิดดังนี้

ก. เมื่อต้องการให้ใช้กำลังไฟน้อยที่สุด เช่น ในวงจรที่ทำงานด้วยแบคเตอร์ ควรใช้ซีมอสเพราะที่ความถี่ต่ำ (1 KHz) พลิมพลอปชนิดซีมอสจะใช้กระแสเพียง 1 ไมโครแอมป์ เมื่อเทียบกับ TTL ใช้ 10 มิลลิแอมป์ ( $10^4$  เท่า) ซีมอสทำงานได้ในช่วงแหล่งจ่ายไฟตั้งแต่ 3 ถึง 15 โวลต์ ซึ่งอาจจำเป็นเพราะแบคเตอร์จะมีแรงดันไม่คงที่ แต่กระแสไฟฟ้าที่ใช้จะเพิ่มขึ้นเมื่อทำงานที่ความถี่สูงขึ้น ซีมอสจะทำงานที่ความถี่ต่ำกว่า TTL

ข. เมื่อต้องการใช้ในที่ที่มีคลื่นรบกวนสูง เช่น เครื่องควบคุมในโรงงาน จำเป็นต้องใช้ HTL ซึ่งมีความต้านทานคลื่นรบกวนที่ดีที่สุด ซีมอสเมื่อใช้ที่แหล่งจ่ายไฟมีค่าสูงก็มี ความต้านทานคลื่นรบกวนได้สูงพอใช้

ค. เมื่อต้องการใช้ในวงจรที่มีความถี่สูงที่สุด เช่น ในวงจร Central Processor ในคอมพิวเตอร์ ลอจิกอื่นไม่สามารถที่จะใช้ได้นอกจาก ECL แต่การใช้ ECL จะมีปัญหา มาก ถ้าสามารถใช้ 74S ซึ่งมีความถี่ 125 MHz ได้ก็จะทำให้สะดวกขึ้น

ง. เมื่อต้องการให้ราคาถูกที่สุดที่ความถี่พอสมควร ควรใช้ Standard TTL 74 เลือกใช้ 74S เมื่อต้องการความเร็วสูง 74L เมื่อต้องการประหยัดกำลังไฟ ทั้ง 74, 74S

74L, 74LS สามารถใช้ต่อกันได้โดยตรง

ในการออกแบบเครื่องวัดค่าการรับรังสีดวงอาทิตย์นี้ ได้เลือกใช้จิกิตอลไอซีชนิด ชิมอส และชนิด TTL บางชนิด เช่น 74LS เนื่องจากจิกิตอลไอซีทั้งสองชนิดนี้กินกำลังไฟ ค่าและสามารถหาซื้อได้ง่าย ราคาก็ไม่แพงจนเกินไปนัก แต่การใช้งานร่วมกันระหว่างไอซี ทั้งสองชนิดนี้จำเป็นต้องมีฟิเฟอร์มาคั้น ดังจะให้เห็นในการออกแบบต่อไป

### การออกแบบเครื่องวัดการรับรังสีของดวงอาทิตย์

ดังที่ได้อธิบายมาแล้วในบทที่ 3 ว่า เครื่องมือนี้ประกอบด้วยส่วนประกอบใหญ่ๆ ถึง 14 ส่วนด้วยกัน โดยในส่วนประกอบใหญ่นั้นต่างก็มีส่วนย่อยๆ อีกมากมายซึ่งต่างก็ทำงานสัมพันธ์กัน สำหรับในการอธิบายถึงลักษณะการออกแบบนี้จะได้เรียงลำดับวงจรที่มีความยุ่งยากซับซ้อนจากง่ายที่สุดไปหายากที่สุด เพื่อให้มีความเข้าใจถึงลักษณะของวงจรต่างๆ การควบคุม ตลอดจนการทำงานอย่างละเอียด สำหรับส่วนที่เป็นเซลล์แสงอาทิตย์นั้นจะไม่นำมากล่าวในบทนี้ เนื่องจากเซลล์แสงอาทิตย์ที่นำมาใช้เป็นเซลล์ที่มีอยู่ก่อนแล้วซึ่งจะนำมาใช้ได้เลย

#### ก. วงจรถอดรหัส (Decoder) และวงจรแสดงผล (Display)

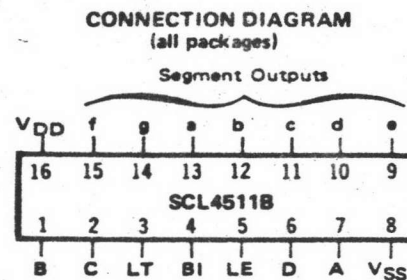
หน้าที่ วงจรถอดรหัสมีหน้าที่ในการรับเอาอินพุตเลขฐานสองเข้ามาแล้วทำการถอดรหัส แล้วจึงส่งผลเอาต์พุตที่ได้ไปยังตัวแสดงผล

- ลักษณะที่สำคัญ
1. สามารถเปลี่ยนเลข BCD ให้ออกมาเป็นเลขฐานสิบโดยแสดงบนแผงตัวเลข
  2. ต้องมีวงจรถอดรหัส (Latch) เพื่อทำให้เอาต์พุตแสดงผลที่เวลานั้นๆ ยังคงค้างไว้ เนื่องจากผลของตัวเลขอาจจะมีการเปลี่ยนแปลงตลอดเวลา

อุปกรณ์ที่ใช้ ไอซีเบอร์ SCL 4511B สำหรับตัวถอดรหัส และแผงแสดงตัวเลข ส่วน ไซเบอร์ MAN 4740 A

ไอซีเบอร์ 4511 นี้มีชื่อเรียกว่า BCD - To - 7 Segment Latch / Decoder/Driver เป็นชนิดซีมอสซึ่งกินกำลังไฟต่ำ ทำหน้าที่เป็นตัวถอดรหัสและขับลักษณะของไอซีเบอร์นี้แสดงในรูปที่ 4.1 จะเห็นว่ามีขาอินพุตข้อมูล BCD 4 ขั้ว (A, B, C, D) กับเอาต์พุตอีก 7 ขั้วมีชื่อตั้งแต่ a ไปถึง g ซึ่งจะสัมพันธ์กับแต่ละเซ็กเมนต์ของแผงตัวเลขชนิด 7 ส่วน ไอซีเบอร์นี้สามารถใช้ร่วมกับแผงตัวเลข 7 ส่วนได้หลายชนิด เช่น ใช้กับแผงตัวเลขแบบทั้งที่เป็น common anode และ common cathode และอื่นๆ

จากตารางตรรก ( Truth Table ) จะเห็นว่าอินพุตที่สัมพันธ์กับเลขฐานสิบตั้งแต่ 10 ถึง 15 นั้นจะให้เอาต์พุตที่เป็นศูนย์ (LOW) ออกมาทั้งหมด ดังนั้นสำหรับเลข 10 ถึง 15 นี้จึงไม่มีเซ็กเมนต์ใดๆของแผงตัวเลขเปล่งแสงออกมาเลย



Add suffix for package:

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

รูปที่ 4.1 Connection diagramของไอซีเบอร์ 4511

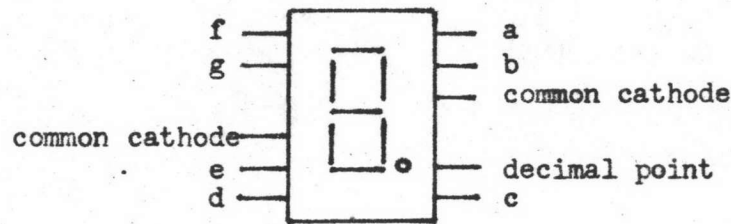
สำหรับอินพุต LT (Lamp Test) นั้นใช้ตรวจสอบว่าเซ็กเมนต์แต่ละเซ็กเมนต์ในจำนวน 7 เซ็กเมนต์นั้นมีอะไรบกร่องหรือไม่ โดยใช้อินพุตดังกล่าวทดสอบเพียงขั้วเดียวเท่านั้นก็ทราบได้ กล่าวคือเมื่ออินพุตนี้เป็น LOW เซ็กเมนต์ทั้ง 7 ขั้วจะต้องติดสว่าง ถ้าหากขั้วใดขั้วหนึ่งเกิดไม่ติดก็แสดงว่าเกิดการบกร่องขึ้นแล้วไม่ที่ตัวถอดรหัสที่ตัวแสดงผล



อินพุท BI มีไว้เพื่อเวลาไม่ต้องการจุดที่แสดงหรือเพื่อเป็นการประหยัดไฟในวงจร ทั้งนี้ทำได้โดยทำให้อินพุท BI เป็น LOW เช็คเมนท์ทั้ง 7 ขั้วจะกั้มกั้มการแสดงผลหรือวงจรแสดงผลก็ยังคงทำงานเป็นปกติอยู่

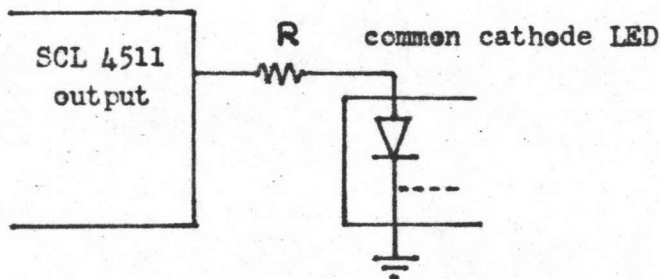
อินพุท LE(Latch Enable) มีเพื่อให้สามารถแสดงเอาต์พุทได้นานเท่าที่เรากำลังต้องการ โดยภายในไอซีเบอร์นี้จะมีวงจรแลทช์เพื่อเก็บเอาต์พุทเอาไว้ ส่วนการใช้แลทช์นั้นดูจากตารางตรรก(จากภาคผนวก)

ส่วนแผงแสดงตัวเลข 7 ส่วนเบอร์ MAN 4740A นั้นมีลักษณะดังรูปที่ 4.2



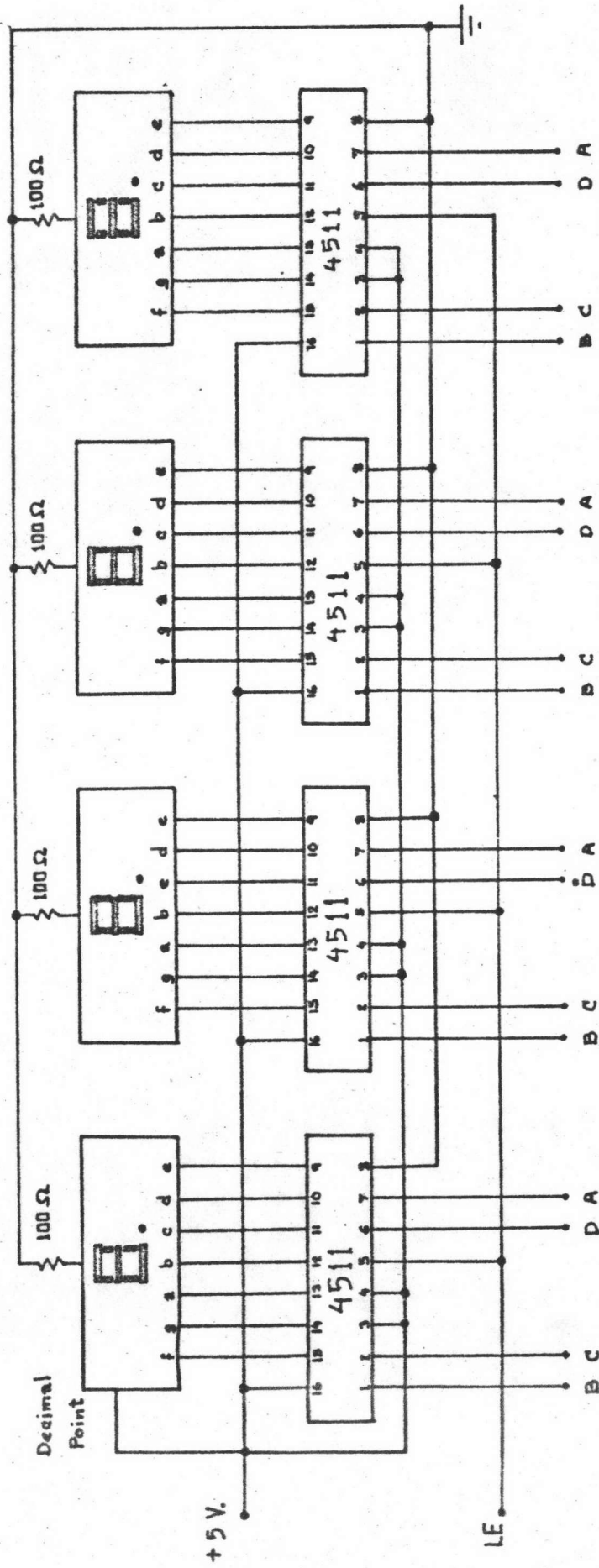
รูปที่ 4.2 แสดงลักษณะของแผงแสดงตัวเลข 7 ส่วน

การออกแบบ เนื่องจากต้องการแสดงผลเป็นตัวเลข 4 หลัก ดังนั้นจึงต้องใช้ตัวถอดรหัส 4 ตัวต่อเข้ากับแผงตัวเลข 7 ส่วน 4 ตัวด้วย การต่อวงจรจะมีลักษณะดังรูปที่ 4.4 โดยต่อเช็คเมนท์ a ถึง g ของตัวถอดรหัสเข้ากับเช็คเมนท์ a ถึง g ของแผงตัวเลข ขาอินพุท BI และ LT ของไอซี 4511 ทั้งหมดต่อเข้ากับลอจิก 1 (5 โวลต์) ตามปกติการต่อเอาต์พุทของ 4511 เข้ากับแผงแสดงตัวเลขนั้นต้องใช้ตัวต้านทานคอนนัคทอร์มเข้าไปด้วยเพื่อจำกัดกระแสไฟฟ้า โดยตัวต้านทานหนึ่งตัวต่อหนึ่งเช็คเมนท์ดังรูปที่ 4.3



รูปที่ 4.3 การต่อเอาต์พุทของ 4511 เข้ากับ LED แบบ Common cathode

จะเห็นว่า การต่อวงจรแบบนี้ต้องใช้ตัวต้านทานถึง 7 ตัวสำหรับแรงดันตัวเลขหนึ่ง  
แฉ่งซึ่งเป็นการไม่สะดวกในการต่อวงจร ดังนั้นจึงใช้ตัวต้านทานเพียงตัวเดียวไปต่อที่ขา  
ร่วมคาโอดก่อนที่จะลงกราวด์ สำหรับค่าความต้านทานที่ใช้จะมีค่าประมาณ 100-180  
โอห์ม สำหรับขาอินพุตทั้ง 16 ขา (แต่ที่ใช้จริงๆเพียง 14 ขาโดยศึกษา C และ D ของ  
เลขหลักพันออก) จะต่อเข้ากับหน่วยความจำซึ่งมีขนาด 14 บิต เพื่อแสดงผลข้อมูลที่เก็บไว้  
ในหน่วยความจำ



รูปที่ 4.4 วงจรถอดรหัสและวงจรแสดงผล

## ข. วงจรหน่วยความจำ

หน้าที่ เก็บสะสมข้อมูล

- ลักษณะที่สำคัญ
1. ต้องสามารถเขียนและอ่านข้อมูลได้
  2. สามารถใช้กับแรงดันไฟฟ้าขนาด 5 โวลต์

อุปกรณ์ที่ใช้ ไอซี MOS RAMS เบอร์ 2102

การออกแบบ สำหรับไอซีเบอร์นี้มีขนาด  $1\text{ k} \times 1$  เป็นแรมชนิดสแตติกคอมบิเนชันแชนเนล ที่ใช้ไฟเลี้ยงเพียง 5 โวลต์ เอาท์พุทต่อโดยตรงกับ TTL ได้ ลักษณะการจิกขาและ switching time waveforms ของไอซีเบอร์นี้แสดงในรูปที่ 4.5 สัญญาณลักษณะ  $A_0$  ถึง  $A_9$  เป็นตำแหน่งของแอกเครส ในการเลือกตำแหน่งของแอกเครสนั้นทำได้โดยการทำให้สัญญาณลอจิกที่ขาแอกเครสนั้นเป็น 1 เช่น สมมติว่าต้องการเลือกแอกเครสที่ (เมื่ออยู่ในเลขฐานสองจำนวน 10 บิตจะเท่ากับ 0000000101 ก็ป้อนสัญญาณลอจิก 1 ให้กับขา  $A_0, A_2$  นอกนั้นก็ป้อนสัญญาณลอจิก 0 เข้ากับขาที่เหลือ

สำหรับวิธีการเขียนและอ่านข้อมูลสามารถทำได้ดังนี้ (ดูรูปที่ 4.5 ประกอบ)

ในกรณีที่ต้องการเขียน "0" ลงในแต่ละเซลล์ของหน่วยความจำ

1. เลือกแอกเครสที่ต้องการ แล้วทำให้ขาแอกเครสนั้นเป็น 1
2. กำหนดให้ขา enable เป็น "0" ( $\overline{CE}$ )
3. ให้ข้อมูลอินพุทเป็น "0"
4. ขา R/ $\overline{W}$  ต้องเป็น "0"

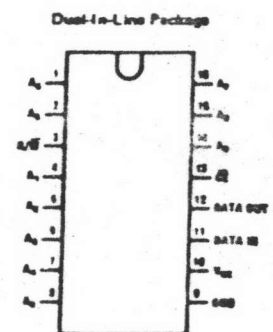
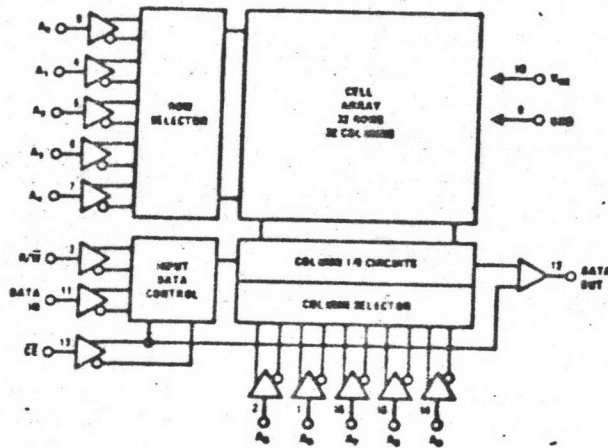
ในกรณีที่ต้องการอ่านข้อมูล

1. เลือกแอกเครสที่ต้องการ แล้วทำให้ขาแอกเครสนั้นเป็น 1
2. กำหนดให้ขา enable เป็น "0"
3. ขา R/ $\overline{W}$  เป็น "1"

เนื่องจากเรามีข้อมูลอยู่ทั้งหมด 14 บิต ดังนั้นจึงต้องก่อกหน่วยความจำให้ มีขนาดเป็น  $1\text{ k} \times 14$  ซึ่งสามารถทำได้โดยการต่อวงจรในรูปที่ 4.6 โดยนำขาแอกเครส ที่เหมือนกันมาต่อรวมกัน ส่วนขา R/ $\overline{W}$  และ  $\overline{CE}$  นั้นก็ทำเช่นเดียวกัน

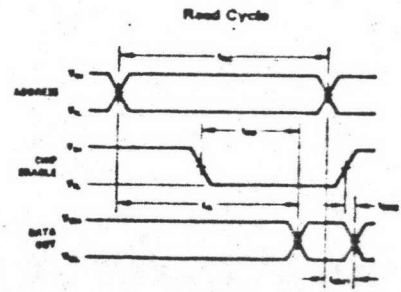


block and connection diagrams

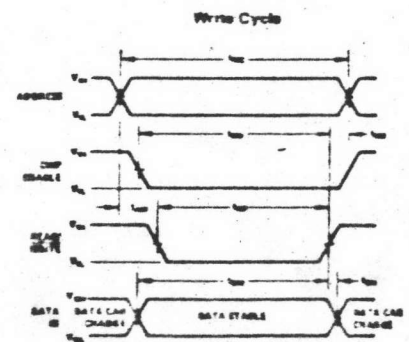


DIP VIEW  
 Order Number MM2102D,  
 MM2102-1D or MM2102-2D  
 See Package 3  
 Order Number MM2102N,  
 MM2102-1N or MM2102-2N  
 See Package 15

switching time waveforms

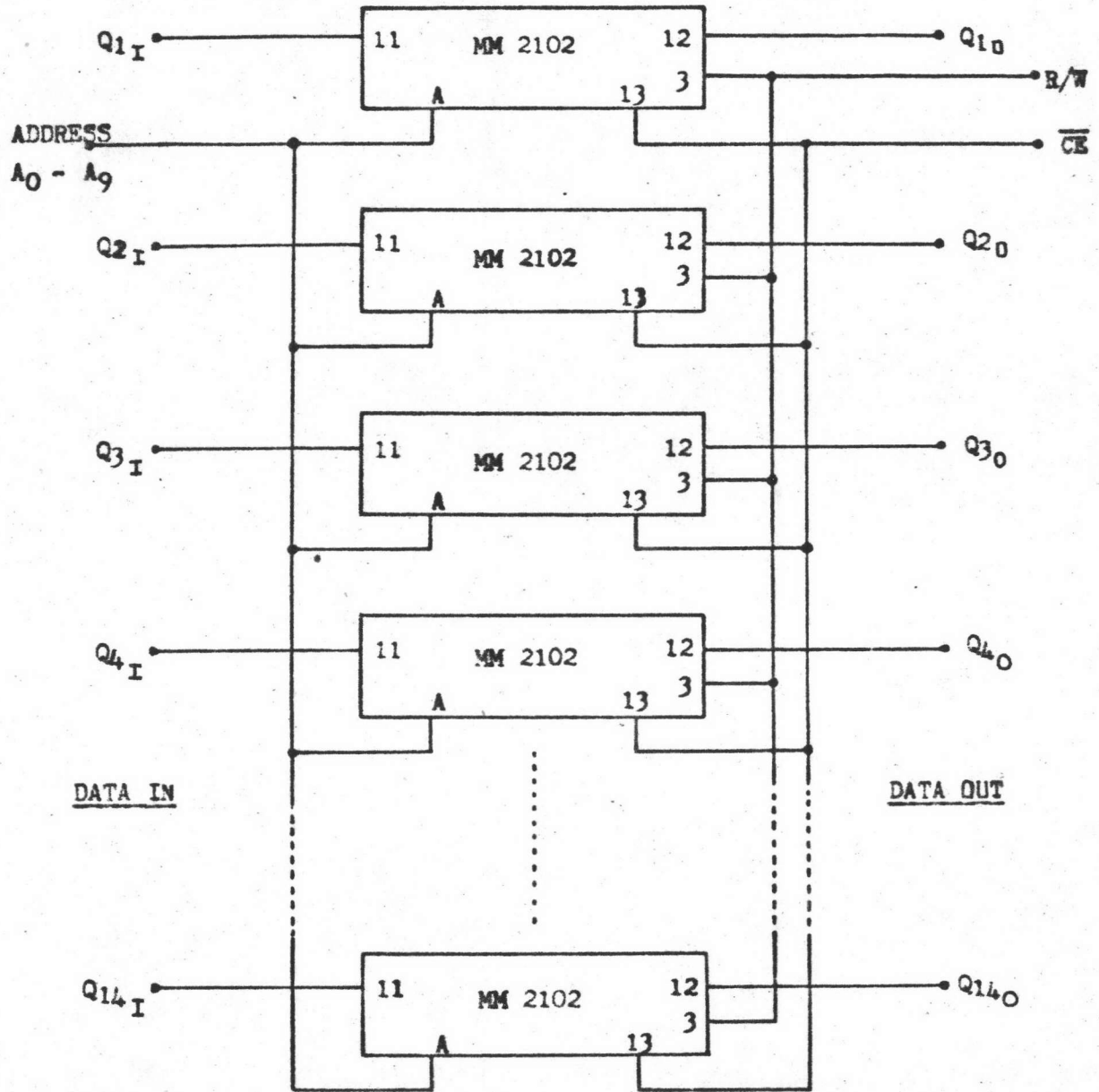


Note: All times measured with respect to 1.5V level  
 unless noted to the contrary.



รูปที่ 4.5 ลักษณะการจัดขาไอซีและ Switching time waveforms

ชอง MM 2102 AN



รูปที่ 4.6 แสดงการต่อวงจรหน่วยความจำ

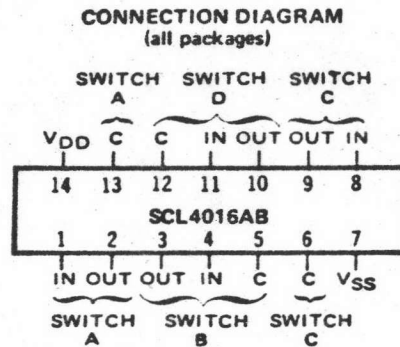
### ก. สวิตช์เลือกข้อมูล

หน้าที่ สวิตช์นี้ทำหน้าที่รับเอาข้อมูลจากวงจรนับ 2 และข้อมูลจากวงจรหาค่าเฉลี่ยไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ

ลักษณะที่สำคัญ เป็น analog switch

อุปกรณ์ที่ใช้ ไอซีเบอร์ 4016 ซึ่งเป็น CMOS QUAD ANALOG SWITCH

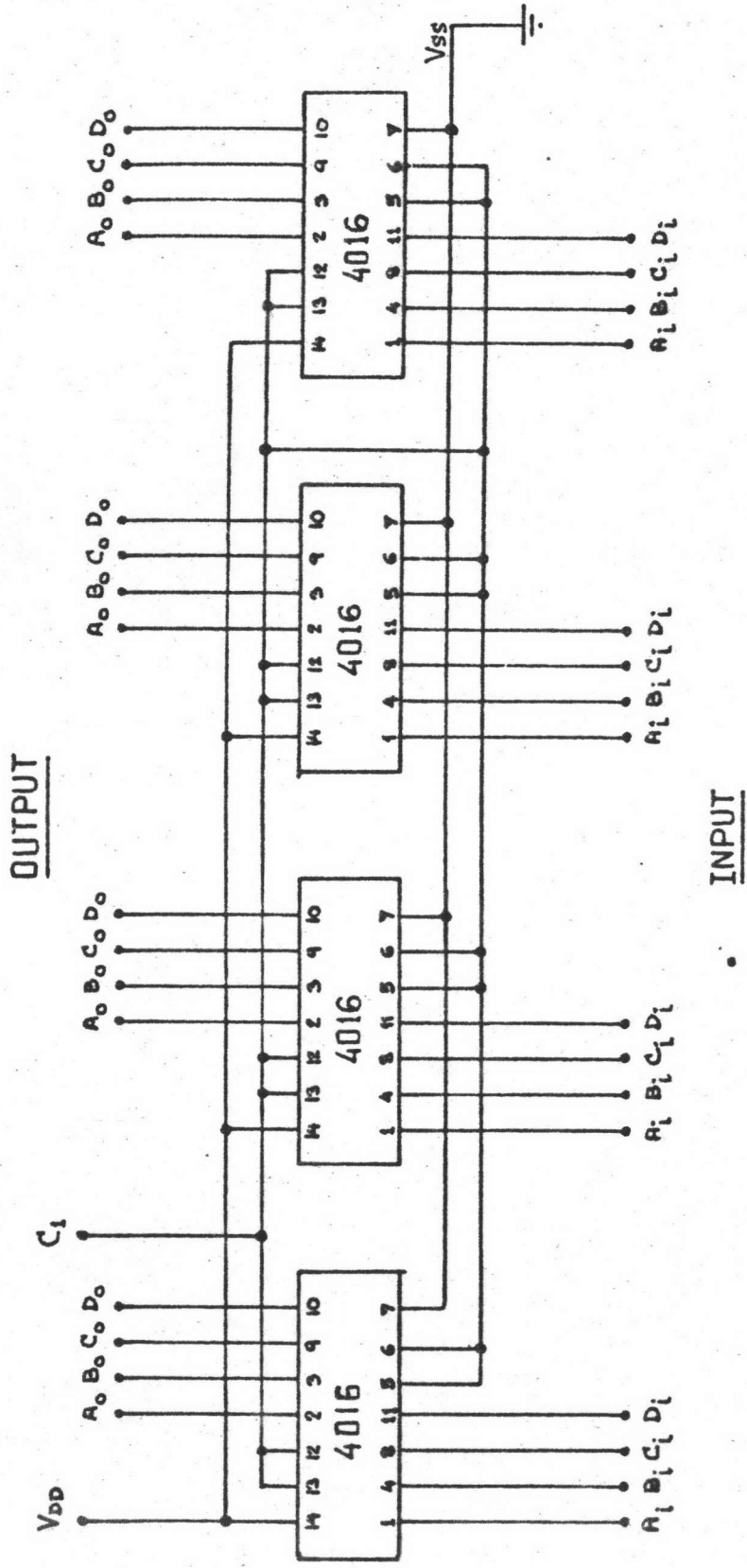
มีลักษณะดังรูปที่ 4.7



รูปที่ 4.7 Connection diagram ของไอซีเบอร์ 4016

จะเห็นว่าไอซีเบอร์นี้มีสวิตช์ทั้งหมด 4 ตัว สวิตช์แต่ละตัวจะมีขาคควบคุมเฉพาะตัวไป วิธีใช้ก็เพียงแต่ควบคุมขาคควบคุม (C) เหล่านี้ เช่น ถ้าต้องการให้สวิตช์ A ทำงาน ก็ป้อนสัญญาณลอจิก "1" เข้าที่ขา 13 ขาที่ 1 และขาที่ 2 ก็จะต่อเชื่อมถึงกันได้ และถ้าต้องการให้เปิดวงจรระหว่างขา 1 และขา 2 ก็ป้อนลอจิก "0" เข้าที่ขา 13

การออกแบบ เนื่องจากข้อมูลมีทั้งหมด 14 บิต เพราะฉะนั้นจำเป็นต้องใช้สวิตช์ทั้งหมด 28 ตัว โดยแบ่งออกเป็นสองกลุ่มๆละ 14 ตัว โดยแต่ละกลุ่มจะต่อขาคควบคุมเข้าหากันหมดเพื่อใช้ควบคุมสวิตช์ของแต่ละกลุ่ม วงจรจะมีลักษณะดังรูปที่ 4.8



รูปที่ 4.8 แสดงการทำงานของสวิทช์เลือกขอมูล

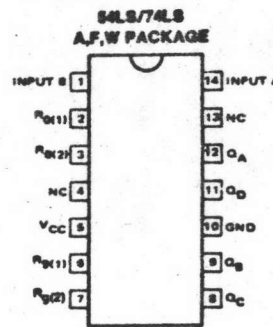


## ง. วงจรนับ 2

หน้าที่ วงจรนับ 2 มีหน้าที่นับจำนวนพัลส์ที่เข้าไปยังวงจรนับ 1 (เพื่อสร้างแรงดันไฟฟ้ารูปขั้นบันได) โดยค่าที่นับได้จะเป็นค่าของการนับครั้งสี่ของควงอาทิตย์ ซึ่งจะอยู่ในรูปของเลขฐานสองจำนวน 14 บิต

ลักษณะที่สำคัญ เป็นวงจรมับสิบ

อุปกรณ์ที่ใช้ ไอซีเบอร์ 74LS90 ซึ่งเป็น Decade Counter ซึ่ง มีลักษณะดังรูปที่ 4.9

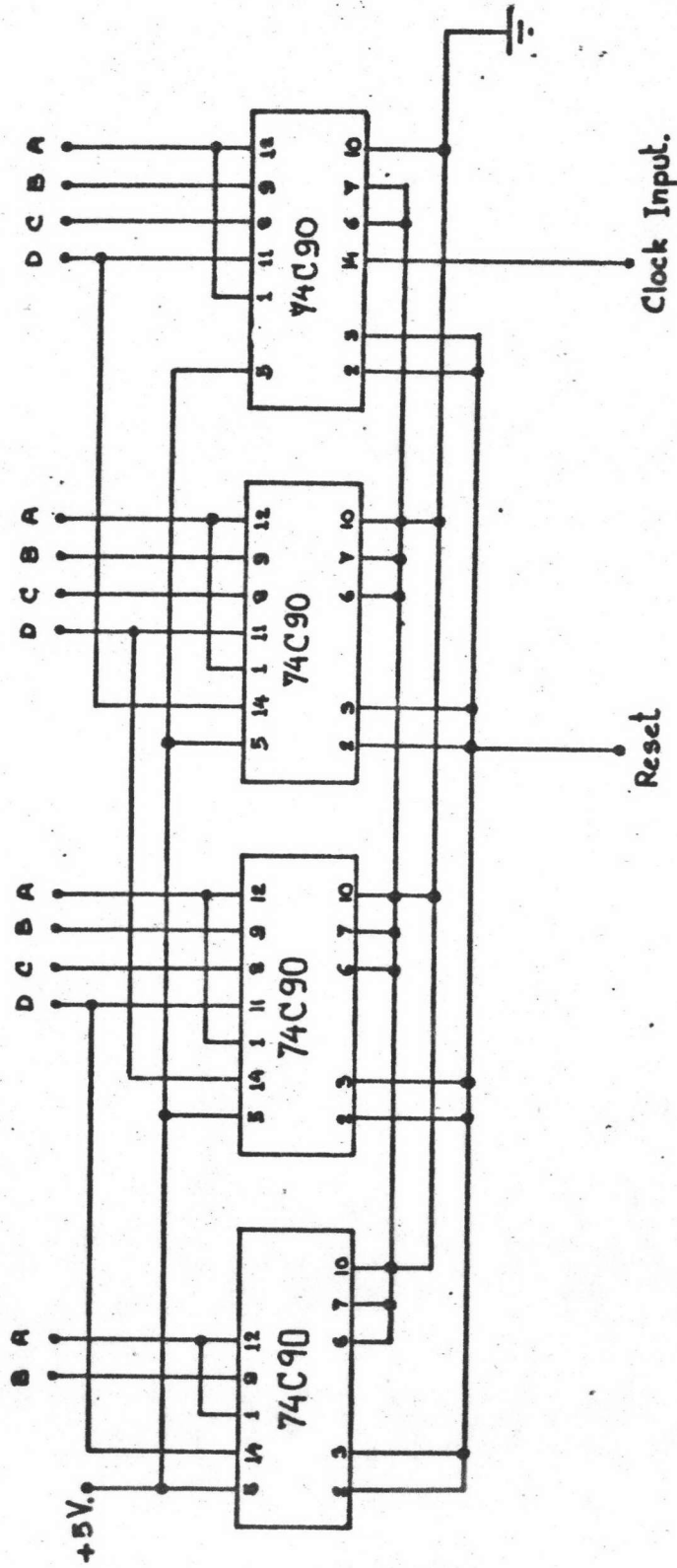


รูปที่ 4.9 แสดงลักษณะของไอซีเบอร์ 74LS90

การออกแบบ เนื่องจากไอซีเบอร์นี้สามารถนับได้ทั้งแบบ BCD count และ Bi-quinary count ซึ่งขึ้นอยู่กับการจัดวงจร สำหรับในที่นี้ต้องการให้นับเป็นแบบ BCD count ซึ่งทำได้โดยนำ  $Q_A$  ต่อเข้ากับอินพุต B (ขา 1) การป้อนอินพุตจะป้อนเข้าทางขาอินพุต A (ขา 14) และทุกครั้งที่สัญญาณนาฬิกาเปลี่ยนจากลอจิก 1 ไปเป็น 0 จะทำให้เอาต์พุตทั้งสี่ตัวคือ  $Q_A, Q_B, Q_C, Q_D$  เปลี่ยนไป นั่นคือเมื่อพัลส์แรกผ่านไปเอาต์พุตก็จะแสดงค่า 0001 ( $Q_D, Q_C, Q_B, Q_A$ ) และพัลส์ต่อมา ก็จะแสดงค่าเป็น 0010, 0011 จนถึง 1111 และจะกลับมาที่ 0000 อีกครั้งหนึ่ง

สำหรับขา 2, 3, 6 และขา 7 ถูกจัดเป็นขาสำหรับการรีเซ็ต โดยถ้าป้อนสัญญาณนาฬิกาเข้าที่ขา 14 แล้วขณะที่ขา 2, 3, 6 และ 7 ยังคงมีลอจิก 1 อยู่จะไม่เกิดการนับขึ้น ครบเมื่อใดที่ขา 2, 3, 6 และ 7 มีสัญญาณลอจิก 0 เอาต์พุตก็จะแสดงการนับตามสัญญาณอินพุตทันที สำหรับการต่อวงจรเพื่อใช้งานนั้นจะต่อขา 6 และ 7 ลงกราวด์

ไว้ ส่วนขา 2 และ 3 จะต่อรวมกันเพื่อใช้เป็นขาที่สี่ เนื่องจาก 74LS90 จำนวน  
 หนึ่งตัวจะแทนตัวเลขใดหนึ่งหลัก ดังนั้นจึงต้องใช้ 74LS90 จำนวนสี่ตัวเพื่อแสดงผลเป็น  
 เลขสี่หลัก สำหรับหลักสุดท้ายนั้นจะคัดออก 2 บิต เพราะจากการทดลองวัดค่าการรับ  
 รังสี คงอาทิตย์ปรากฏว่าจะมีค่าสูงสุดไม่เกินค่า 3000 ดังนั้นสำหรับหลักสุดท้ายจึง  
 เลือกแค่สองบิต (นับแค่เลขสาม) ซึ่งถือว่าพอเพียงแล้วและเพื่อความสะดวกในการต่อ  
 วงจรด้วย สำหรับการนำ 74LS90 มาใช้นั้นจะต่อกันโดยขา  $Q_D$  (ขา 11) ของตัว  
 ที่หนึ่งจะเป็นอินพุตให้กับ 74LS90 ของตัวที่สอง ส่วน  $Q_D$  ของตัวที่สองก็จะเป็นอินพุตของ  
 ตัวที่สามดังนี้ไปเรื่อยๆ วงจรทั้งหมดแสดงไว้ในรูปที่ 4.10



รูปที่ 4.10 แสดงการทอวงจรนับ 2

## จ. วงจรหาค่าเฉลี่ย

หน้าที่ วงจรนี้จะทำการหาค่าเฉลี่ยของถารับรังสีควงอาทิตย์ที่วัดได้ ภายในเวลาหนึ่งชั่วโมง

ลักษณะที่สำคัญ วงจรนี้ประกอบด้วยวงจรถาร 120 และวงจรมับ ซึ่ง อินพุทที่เข้ามาจะอยู่ในรูปของพัลส์ของสัญญาณนาฬิกา อินพุทนี้จะถูกหารลงด้วยค่า 120 (เนื่องจากจำนวนขอมูลที่ไ้ภายในหนึ่งชั่วโมงเท่ากับ 120) จากนั้นจะนำพัลส์ที่ถูกหาร แล้วมานับอีกครั้งหนึ่ง ซึ่งค่าที่ไ้จะเป็นค่าเฉลี่ย

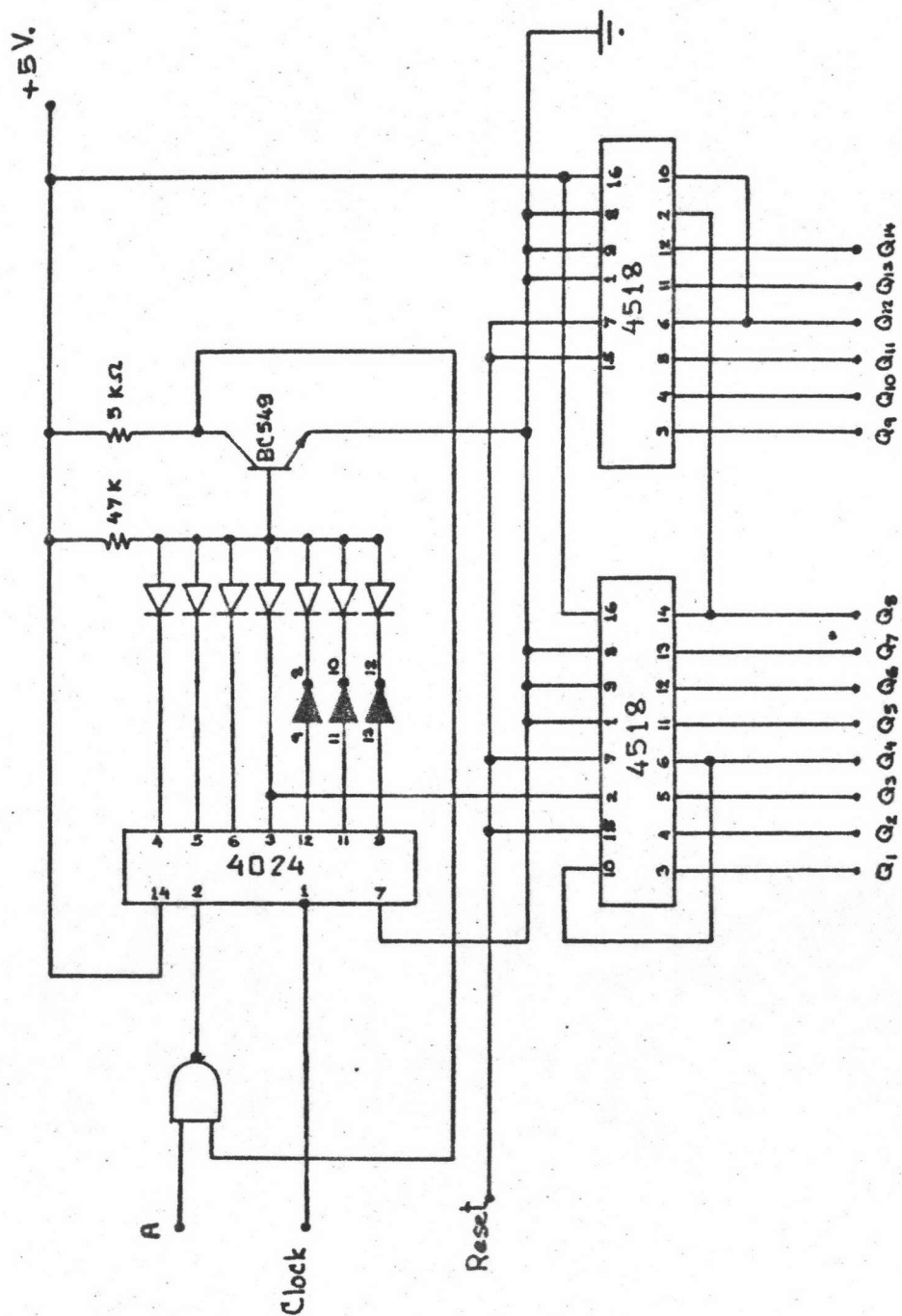
### อุปกรณ์ที่ใช้

1. ไอซี 4024 (7- Stage Binary Counter)
2. ไอซี 4518 (Dual BCD Decade up Counter)
3. ไอซี 4069 (Hex Inverter)
4. ไอซี 4011 (Quad 2 Input NAND Gate)
5. ไคโอด 1N 914
6. ทรานซิสเตอร์ BC 549
5. ตัวต้านทานขนาด 5 และ 47 กิโลโอห์ม

การออกแบบ วิธีที่ง่ายที่สุดในการหาค่าเฉลี่ยก็คือ การนำเอาจำนวนพัลส์ที่ไปเข้ายังวงจรมับ 2 (ซึ่งเป็นค่าของการรับรังสี) นั้นมาทำการหารลงด้วยค่า 120 ก่อน ผลที่ไ้จากการหารนั้นก็จะนำมานับด้วยวงจรมับอีกครั้งหนึ่ง โดยจะทำการนับต่อเนื่องกันไปเรื่อยๆจนครบ 120 ครั้งเมื่อไรก็จะมีการรีเซ็ตครั้งหนึ่ง การออกแบบวงจรถาแสดงไว้ในรูปที่ 4.11แล้ว โดยใช้ไอซีเบอร์ 4024 ซึ่งเป็น 7 - Stage Binary Counter โดยเมื่อป้อนอินพุทซึ่งเป็นสัญญาณนาฬิกาเข้าไปแล้ว วงจรมับนี้ก็จะทำการนับตั้งแต่ "0" ไปจนถึง "128" แล้วจะนับวนกลับมาที่ "0" ใหม่เป็นดังนี้ไปเรื่อยๆ ทางก้านเอาต์พุททั้ง 7 จะถูกค่อเป็นวงจรถาร 120 โดยใช้วิธีที่ว่าเลข 120 นี้เมื่ออยู่ในระบบเลขฐานสองจะมีค่าเท่ากับ 1111000 ซึ่งสามบิตสุดท้ายจะเป็นเลขศูนย์ ดังนั้นจึงค่อสามบิตสุดท้ายของ 4024 โดยผ่านอินเวอเตอร์(ไอซี 4069) เพื่อที่ว่าเมื่อไ้ที่ค่อตามที 4024 นี้มีมาจนถึงเลข 120 แล้วจะให้เอาต์พุทใหม่ซึ่งแต่ละบิตมีค่าเป็น

หนึ่งทั้งหมด จากเอาต์พุตทั้ง 7 นี้จะต่อร่วมกับไคโอคและทรานซิสเตอร์ ตัวคานทาน โดยมีลักษณะการต่อเป็นแบบ NAND เกท เอาต์พุตของวงจรมีจะถูกต่อออกมาจากชาคอส-  
 เลคเตอร์ของทรานซิสเตอร์ จากนั้นจะเห็นว่าเมื่อไคก็ตามที่ไอซี 4024 นั้นนับถึงเลขไคก็  
 ตามที่ไมโซค่า 120 เอาต์พุตที่ไคจะมีค่าเป็นหนึ่งในเสมอ แต่เมื่อไคที่นับถึงเลข 120 แล้ว  
 เอาต์พุตจะมีค่าเป็นศูนย์ทันที ขณะเดียวกันก็จะรีเซ็ตตัวเองลงเป็นศูนย์ด้วยโดยการนำ  
 สัญญาณที่ไคได้จากชาคอสเลคเตอร์มา NAND กับสัญญาณ A (ซึ่งสัญญาณ A นี้ต้องมีค่าเป็น  
 หนึ่งขณะทำการวัด) ซึ่งจะไปรีเซ็ตด้วยลอจิก "1" ที่ขา 2 ของ 4024 เพื่อตั้งต้นรับสัญญาณ  
 อีก 120 พัลส์ใหม่เข้ามา จากนั้นจะเห็นได้ว่าทุกๆ 120 พัลส์ที่เข้ามานั้นจะให้พัลส์ใหม่ทาง  
 เอาต์พุต 1 พัลส์ทุกครั้งไปซึ่งนั่นก็คือการหาร 120 นั่นเอง จากนั้นก็นำพัลส์ที่หารแล้ว  
 มาทำการนับด้วยวงจรมับซึ่งอาจสร้างขึ้นจากไอซีเบอร์ 4518 จำนวนสองชุด ค่าที่ไคจะ  
 ถูกนับเพิ่มขึ้นไปเรื่อยๆ ดังนั้นค่าที่วงจรมับไคในขั้นสุดท้ายก็คือค่าเฉลี่ยของข้อมูลทั้ง  
 ชุดนี้ซึ่งจะอยู่ในรูป BCD เอาต์พุตทั้ง 14 (ตัดออก 2 บิต) จะถูกต่อเข้ากับสวิทช์เลือกข้อ  
 มูลอีกชุดหนึ่ง เมื่อทำการเฉลี่ยค่าเสร็จแล้วก็มีสัญญาณมารีเซ็ตไอซี 4518 ทั้งสองตัว  
 พร้อมทั้ง 4024 ด้วย เพื่อให้เริ่มทำการเฉลี่ยข้อมูลในชุดใหม่ถัดไป

สำหรับค่าความคานทานที่ใช้สามารถคำนวณได้โดยตรง ซึ่งการคำนวณค่า  
 เหล่านี้แสดงไว้ในภาคผนวก ก. แล้ว



รูปที่ 4.11 แสดงการทำงานของจรรยาภาณีย์

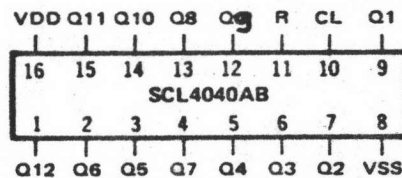
## ฉ. วงจรนับ 1

หน้าที่ ทำการนับจำนวนพัลส์ของสัญญาณนาฬิกาแล้วส่งผลเอาต์พุตที่ได้ซึ่งเป็นเลขฐานสองไปยังวงจรสร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้ารูปซึ้นบันได เพื่อให้สร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้าอื่นไปเปรียบเทียบกับแรงดันไฟฟ้าที่ได้จากเซลล์แสงอาทิตย์

ลักษณะที่สำคัญ ต้องเป็นวงจรมับชนิดรีปเปิดและควรมี output - buffering

อุปกรณ์ที่ใช้ ไอซีเบอร์ 4040 ซึ่งเป็น 12-Stage Binary Counter

การออกแบบ สำหรับวงจรมับนี้เป็นวงจรมับที่ง่ายประกอบด้วยไอซี 4040 เพียงตัวเดียว การทำงานของไอซีเบอร์จะเป็นแบบ Negative-going โดยจะเปลี่ยนสถานะตามสัญญาณนาฬิกาทุกครั้งที่มีสัญญาณนาฬิกาเปลี่ยนจากลอจิก "1" ไปเป็นลอจิก "0" เอาต์พุตทั้ง 12 บิตจะอยู่ในเทอมเลขฐานสอง เอาต์พุตทั้งหมดจะถูกต่อเข้ากับวงจรสร้างสัญญาณแรงดันรูปซึ้นบันได การรีเซ็ต 4040 นี้ทำเช่นเดียวกับ 74LS90 โดยป้อนสัญญาณลอจิก "1" ไปยังขา รีเซ็ต (ขา 11) สำหรับไอซีเบอร์นี้จะทำการนับตั้งแต่เลข 0 ไปจนถึงเลข 4096 หรือ  $2^{12}$  แล้วจะกลับมาตั้งคั้งที่ 0 ใหม่เป็นคั้งนี้ไปเรื่อยๆ ลักษณะของ 4040 แสดงคั้งรูปที่ 4.12

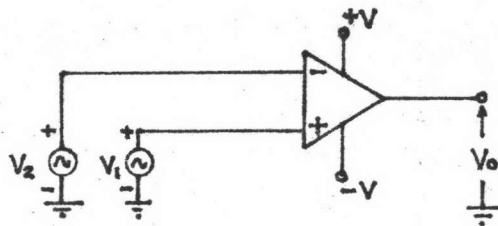


รูปที่ 4.12 Connection diagram ของไอซีเบอร์ 4040

และก่อนที่จะกล่าวถึงการออกแบบวงจรต่อไป จำเป็นต้องกล่าวถึงวงจรรขยายสัญญาณโอเพอร์เรชันแนลหรือที่เรียกกันว่าออปแอมป์ เพื่อเป็นพื้นฐานในการที่จะทำความเข้าใจในการออกแบบวงจรต่อไป

### คุณสมบัติเบื้องต้นของออปแอมป์

ออปแอมป์ที่ผลิตออกจำหน่ายในรูปวงจรรไอซีทั่วไป จะมีขั้วสำหรับสัญญาณเข้า 2 ขั้ว สำหรับสัญญาณออกอีก 1 ขั้ว และสำหรับต่อกับแหล่งจ่ายไฟตรงบวก 1 ขั้ว กับไฟลบอีก 1 ขั้วซึ่งแสดงด้วยสัญลักษณ์ในรูปที่ 4.13



รูปที่ 4.13 วงจรออปแอมป์

ขั้วสำหรับสัญญาณเข้าที่มีเครื่องหมายลบกำกับ เรียกว่าขั้วเข้ากลับ ( Inverting input ) หรือขั้วเข้าลบ ถ้าป้อนแรงดันไฟฟ้า  $V_2$  เข้ามายังที่ขั้วนี้และขั้วอื่นเพียงแต่สัญญาณเกี้ยว ( $V_1 = 0$ ) แล้ว สัญญาณออก  $V_o$  จะมีมุมเฟสต่างไปจาก  $V_2$  เป็นมุม 180 องศาซึ่งเป็นการกลับขั้วของสัญญาณเข้า

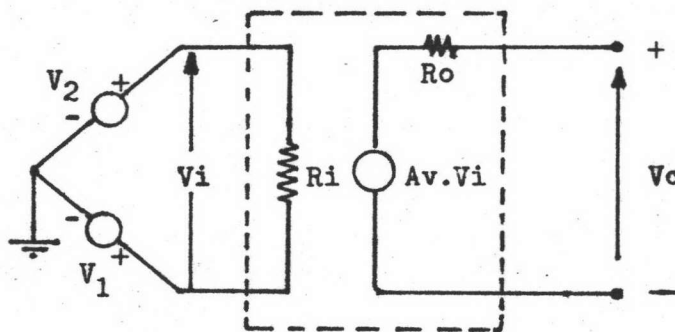
ส่วนขั้วสัญญาณเข้าอีกขั้วหนึ่งเรียกว่า ขั้วเข้าไม่กลับ ( Non-inverting input ) หรือขั้วเข้าบวก ถ้าป้อนแรงดันไฟ  $V_1$  เข้ามายังที่ขั้วนี้และขั้วอื่นเพียงสัญญาณเกี้ยว ( $V_2 = 0$ ) จะได้สัญญาณออก  $V_o$  มีมุมเฟสเท่ากับของ  $V_1$

เมื่อป้อนสัญญาณเข้า  $V_1$  และ  $V_2$  เข้าที่ขั้วทั้งสองพร้อมๆกัน ออปแอมป์จะขยายความแตกต่างของสัญญาณทั้งสอง

$$V_o = A_v ( V_1 - V_2 ) \dots\dots(1)$$



เมื่อ  $A_v =$  อัตราขยายแรงดันของออปแอมป์ ซึ่งโดยทั่วไปจะมีค่าสูงมาก ( $10^5$  เท่า) การที่ออปแอมป์สามารถขยายความแตกต่างของสองสัญญาณเข้านี้ได้ เพราะภายในออปแอมป์เป็นวงจรขยายสัญญาณต่าง (Differential amplifier) และถ้าคิดเฉพาะการขยายของสัญญาณต่างแล้ว เราก็สามารถเขียนวงจรสมมูลของ Thevenin สำหรับออปแอมป์ได้ดังรูปที่ 4.14



รูปที่ 4.14 วงจรสมมูลของออปแอมป์เมื่อคิดเฉพาะสัญญาณต่าง

ในที่นี้  $R_i =$  ความต้านทานขาเข้าของสัญญาณต่าง (Differential input resistant) หรือเรียกว่า ความต้านทานขาเข้า

$R_o =$  ความต้านทานขาออก (Output resistant)

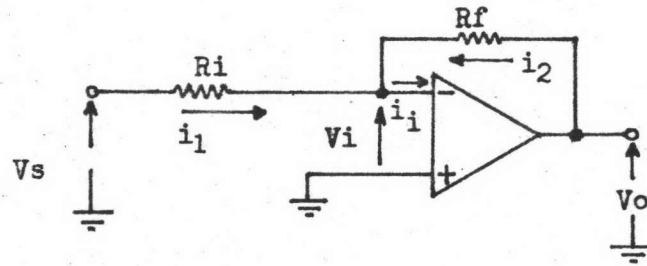
$A_v =$  อัตราขยายแรงดันต่างแบบวงรอบเปิด

ออปแอมป์อุดมคติ ( Ideal Op.Amp ) จะต้องมีคุณสมบัติดังต่อไปนี้

1.  $R_i = \infty$
2.  $R_o = 0$
3.  $A_v = -\infty$
4. Bandwidth =  $\infty$  Hz
5.  $V_o = 0$  เมื่อ  $V_1 = V_2$
6. ลักษณะสมบัติไม่เปลี่ยนแปลงตามอุณหภูมิ

### วงจรขยายแบบลบ (Inverting circuit)

วงจรขยายโดยใช้ออปแอมป์ซึ่งเป็นวงจรพื้นฐานได้แก่ วงจรขยายแบบลบ ซึ่งแสดงในรูปที่ 4.15 วงจรนี้สัญญาณเข้าจะถูกป้อนเข้าที่ขั้วลบ ส่วนขั้วเข้าบวกจะต่อลงดิน การป้อนสัญญาณเข้าจะป้อนผ่านความต้านทาน  $R_i$  และมีตัวต้านทาน  $R_f$  เป็นตัวป้อนกลับแบบลบ อัตราขยายของวงจรกำหนดได้จากค่าความต้านทานสองตัวนี้



รูปที่ 4.15 วงจรขยายแบบลบที่ใช้ออปแอมป์

จากรูปที่ 4.15 สมการที่ขั้วเข้าลบเป็น

$$i_i = i_1 + i_2$$

$$\text{หรือ } i_i = (V_s - V_i)/R_i + (V_o - V_i)/R_f \dots (2)$$

โดยที่  $V_s =$  สัญญาณเข้า

$V_o =$  สัญญาณออก

$V_i =$  แรงดันที่ขั้วเข้าลบ แรงดันจะถูกขยายไปเป็น  $V_o$

ดังนั้น  $V_i = V_o/A_v$  ( $A_v =$  อัตราขยายวงรอบเปิดของออปแอมป์)

เนื่องจาก  $A_v$  มีขนาดใหญ่มาก ( $A_v \rightarrow \infty$ )

ดังนั้น  $V_i = 0$  นั่นคือศักย์ไฟฟ้าที่ขั้วเข้าลบจะเท่ากับที่ขั้วเข้าบวกซึ่ง

เท่ากับศูนย์

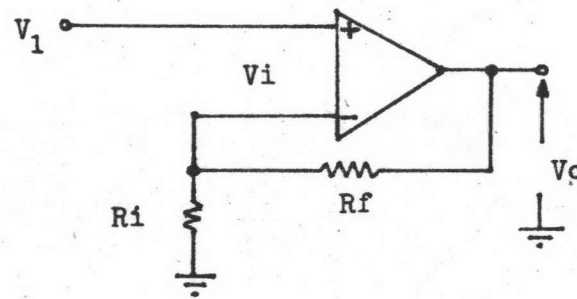
และเนื่องจากออปแอมป์มีความต้านทานขาเข้าสูง ( $R_i \rightarrow \infty$ ) เพราะฉะนั้นกระแสจะไหลเข้าออปแอมป์น้อยมาก นั่นคือ  $i_i = 0$  สมการที่ 2 จะกลายเป็น

$$V_s/R_i + V_o/R_f = 0$$

$$\text{อัตราขยาย } A = V_o/V_s$$

$$= -R_f/R_i \dots(3)$$

### วงจรรขยายแบบบวก (Non-inverting Amplifier)



รูปที่ 4.16 วงจรรขยายแบบบวกโดยใช้ออปแอมป์

วงจรรขยายแบบนี้จะให้สัญญาณออกมีมุมเฟสเท่ากับสัญญาณเข้า และจะมีความต้านทานขาเข้าสูงมาก จากรูปที่ 4.16 แรงดันไฟฟ้าที่ชั่ววอกได้จากการแบ่งแรงดัน  $V_o$  ด้วย  $R_f$  และ  $R_i$  จึงมีค่าเท่ากับ  $\frac{V_o \cdot R_i}{R_f + R_i}$  ผลต่างของแรงดันที่ชั่วเข้าวอกเท่ากับ  $V_i$

$$\text{นั่นคือ } V_1 - \frac{V_o \cdot R_i}{R_f + R_i} = V_i$$

$$\text{แต่ } V_i = V_o/A_v = 0 \quad ; \quad A_v = \infty$$

$$\text{ดังนั้น } V_1 = \frac{V_o \cdot R_i}{R_f + R_i}$$

$$\begin{aligned} \text{อัตราขยาย } A &= V_o/V_1 \\ &= 1 + R_f/R_i \dots(4) \end{aligned}$$

### วงจรรขยายสัญญาณแบบอินสตรูเมนเตชัน (Instrumentation Amplifier)

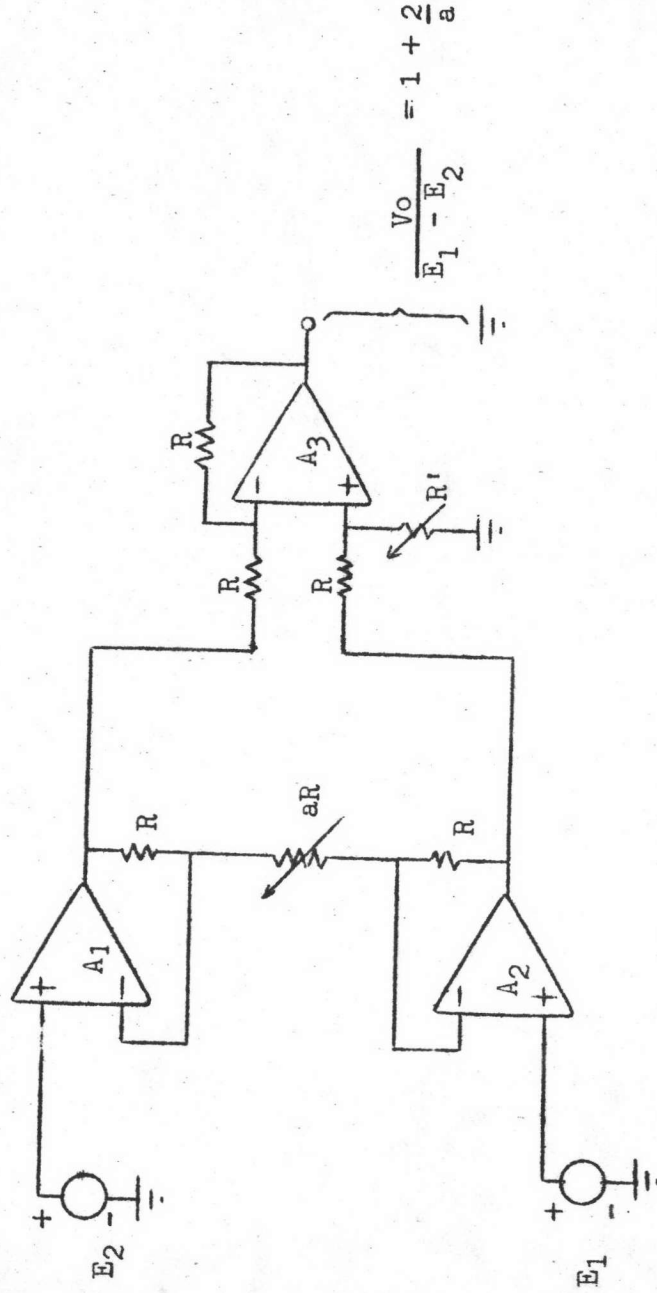
วงจรมีเป็นวงจรรขยายสัญญาณแบบหนึ่งซึ่งมีประโยชน์มาก มีความแน่นอนและใช้งานได้มากที่สุดแบบหนึ่ง เราอาจใช้อินแอมป์ได้จากออปแอมป์สามตัวและความต้านทานอีก 7 ตัวดังในภาพที่ 4.17 ซึ่งประกอบด้วยวงจรรคไฟแอมป์แบบบัฟเฟอร์เป็นภาค

แรก ความคล้ายคลึงแอมป์แบบสัญญาณออกเดี่ยวเป็นภาคที่สอง ออปแอมป์  $A_3$  และความต้านทานอีก 4 ตัวจะทำหน้าที่เป็นคิฟแอมป์แบบมีค่าขยายสัญญาณคิฟเฟอเรนเชียลเท่ากับหนึ่ง ความต้านทาน  $R'$  จะเป็นแบบปรับค่าได้เพื่อที่จะได้ปรับค่าขยายคอมมอนโหมดให้เท่ากับศูนย์ ส่วนค่าขยายจะปรับได้โดยอาศัยไปเทนท์โอมิเตอร์  $aR$  ยังผลให้ค่าขยายคิกคาสัญญาณเท่ากับ

$$\frac{V_o}{E_1 - E_2} = 1 + \frac{2}{a} \dots (5)$$

คุณสมบัติของอินแอมป์จะสรุปได้ดังนี้คือ

1. ค่าขยายสัญญาณจากสัญญาณเข้าแบบคิฟเฟอเรนเชียลไปเป็นสัญญาณออกเดี่ยว จะถูกกำหนดโดยความต้านทานเพียงตัวเดียว
2. ค่าความต้านทานจุดสัญญาณเข้าสูงมาก และไม่เปลี่ยนแปลงไปตามค่าขยายคิกคาสัญญาณ
3.  $V_o$  จะไม่ขึ้นกับสัญญาณเข้าส่วนที่เป็นสัญญาณคอมมอนโหมดของ  $E_1$  และ  $E_2$  แต่จะขึ้นกับผลต่างของ  $E_1$  และ  $E_2$  เท่านั้น.



$$\frac{V_o}{E_1 - E_2} = 1 + \frac{2}{a}$$



รูปที่ 4.17 วงจรขยายสัญญาณแบบอินสตรูเมนเตชัน

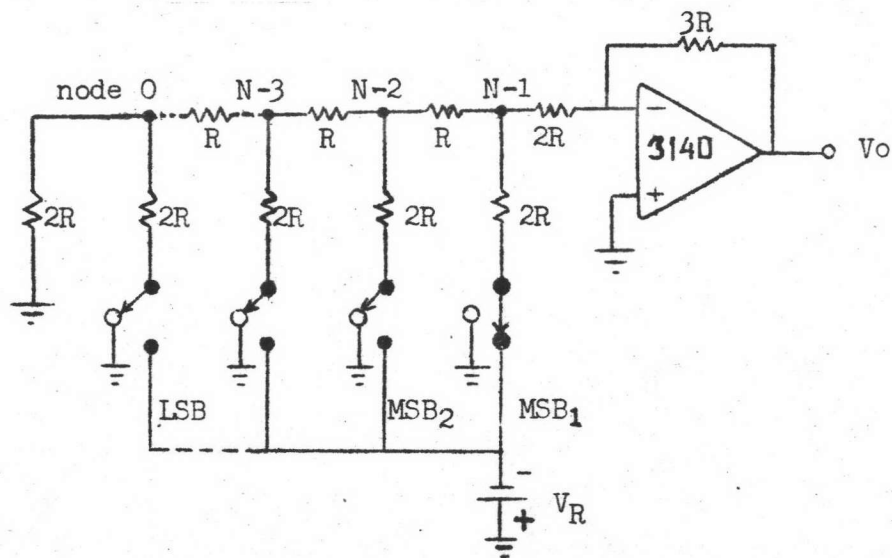
## ข. วงจรสร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้ารูปขั้นบันได

หน้าที่ สร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้ารูปขั้นบันไดเพื่อนำแรงดันที่ได้นี้ไปเปรียบเทียบกับแรงดันไฟฟ้าที่ได้จากเซลล์แสงอาทิตย์

ลักษณะที่สำคัญ เป็นวงจร Digital-to-Analog Converter โดยใช้วิธี R-2R ladder

- อุปกรณ์ที่ใช้
1. ความต้านทานขนาด 5 และ 10 เมกกะโอห์ม
  2. ออปแอมป์เบอร์ CA 3140

การออกแบบ สำหรับวงจรนี้ได้นำวงจร D/A Converter โดยใช้ความต้านทานที่มีขนาดเท่ากับ R และ 2R ถือเป็น ladder network มาดัดแปลงเสียใหม่ เพื่อให้ง่ายต่อการเข้าใจพิจารณาวงจรรูปที่ 4.18



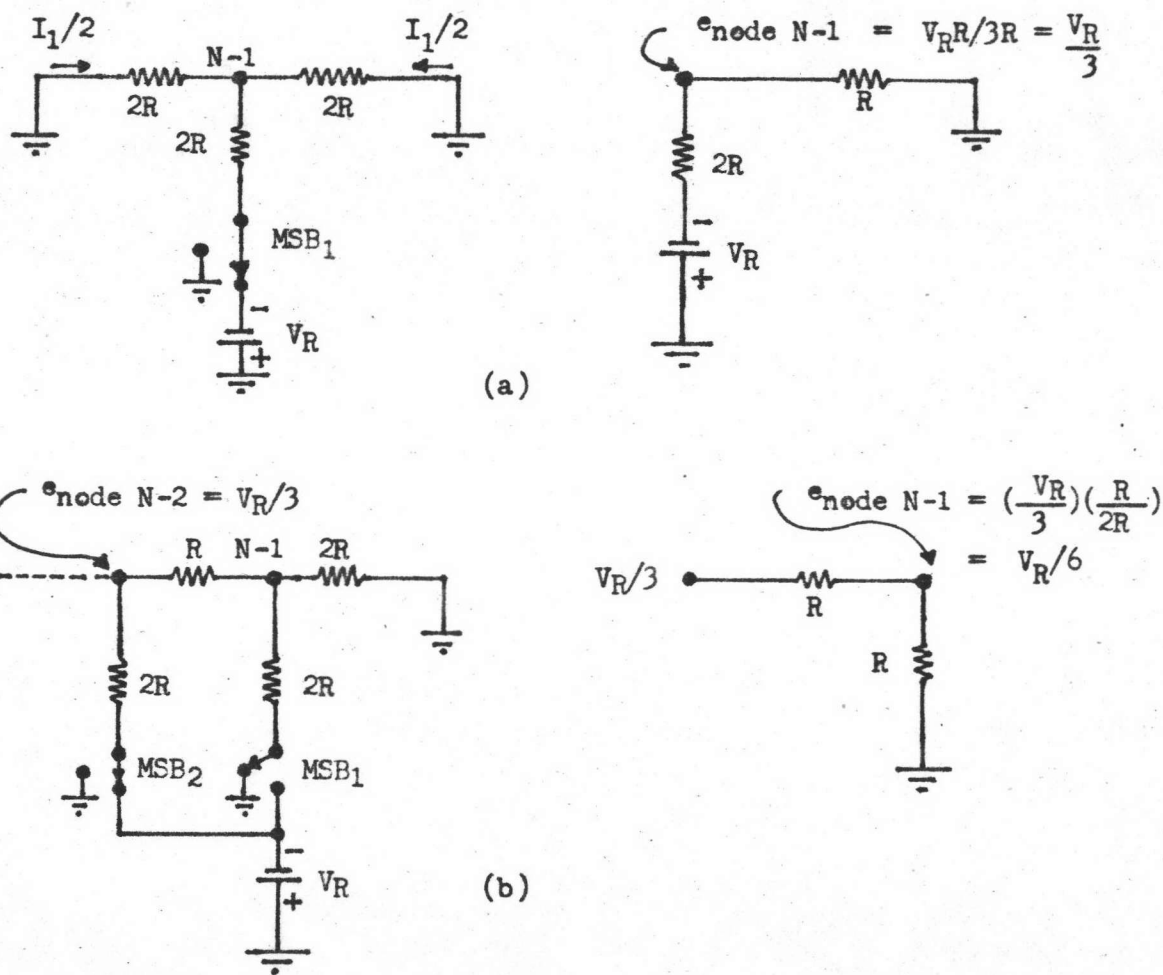
รูปที่ 4.18 วงจร D/A Converter โดยใช้วิธี R-2R ladder

วงจร ladder นี้เป็น current-splitting device ดังนั้น

อัตราส่วนของความต้านทานจึงเป็นสิ่งที่สำคัญมากกว่าค่าสัมบูรณ์ของความต้านทาน

จากนี้สังเกตได้ว่าที่ node ใดๆของ ladder จะมีค่าความต้านทานเท่ากับ  $2R$  ไม่ว่าจะมองไปทางซ้ายหรือทางขวาหรือมองตรงลงมายังสวิตช์ ดังนั้นกระแสจะแยกไปทางซ้ายและทางขวามือเท่าๆกันและจะเป็นดังนี้ไปทุกๆ node พิจารณา node ที่  $N-1$  และสมมติให้  $MSB_1$  ปิดวงจร ส่วนของ voltage divider ที่ node  $N-1$  แสดงได้ดังรูปที่

4.19



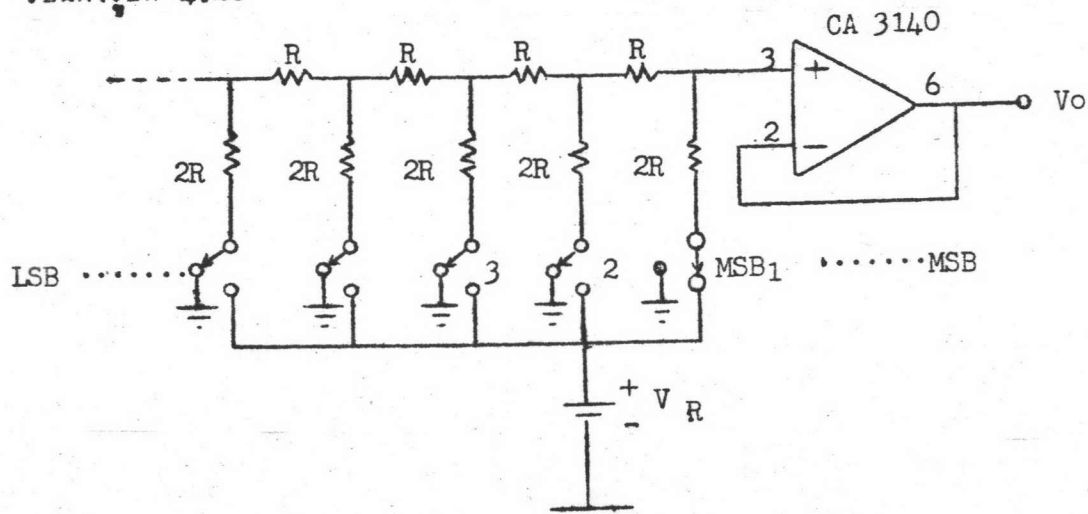
รูปที่ 4.19 วงจรสมมูล

(a) Voltage at node, with switch  $MSB_1$  at "ON"

(b) Voltage at node, with switch  $MSB_2$  at "ON"

จะเห็นว่าแรงดันไฟฟ้าที่ node N-1 =  $-V_R/3$  ซึ่งอัตราการขยายของออป-แอมป์จาก node N-1 เท่ากับ  $\frac{-3R}{2R}$  เพราะฉะนั้นแรงดันเอาต์พุต  $V_o$  ของ MSB<sub>1</sub> จะเท่ากับ  $+V_R/2$  เมื่อบิตที่สองของ MSB (MSB<sub>2</sub>) ปิดวงจรและบิตอื่นๆเปิดวงจร แรงดันไฟฟ้าที่ node N-2 จะเป็น  $-V_R/3$  วงจรสมมูลย์จาก node N-2 เมื่อนมองไปทางขวามือ (รูปที่ 4.19 b) แสดงให้เห็นว่าแรงดันไฟฟ้าที่ node N-1 จะเป็น  $\frac{1}{2}$  เท่าของแรงดันไฟฟ้าที่ node N-2 หรือเท่ากับ  $V_R/6$  เมื่อคูณกับค่าอัตราการขยายของออปแอมป์แล้วแรงดันเอาต์พุต  $V_o$  ของ MSB<sub>2</sub> =  $V_R/4$  และโดยวิธีการเดียวกันนี้จะได้ว่าแรงดันไฟฟ้าเอาต์พุตของ MSB<sub>3</sub> จะเท่ากับ  $V_R/8$  และเป็นดังนี้ไปเรื่อยๆจนถึงบิตสุดท้าย (LSB) ซึ่งจะให้แรงดันเท่ากับ  $V_R/2^n$

จากวงจรเดิมนี้โดยการเปลี่ยนแปลงส่วนประกอบบางส่วน เราจะได้วงจรใหม่เป็นดังรูปที่ 4.20

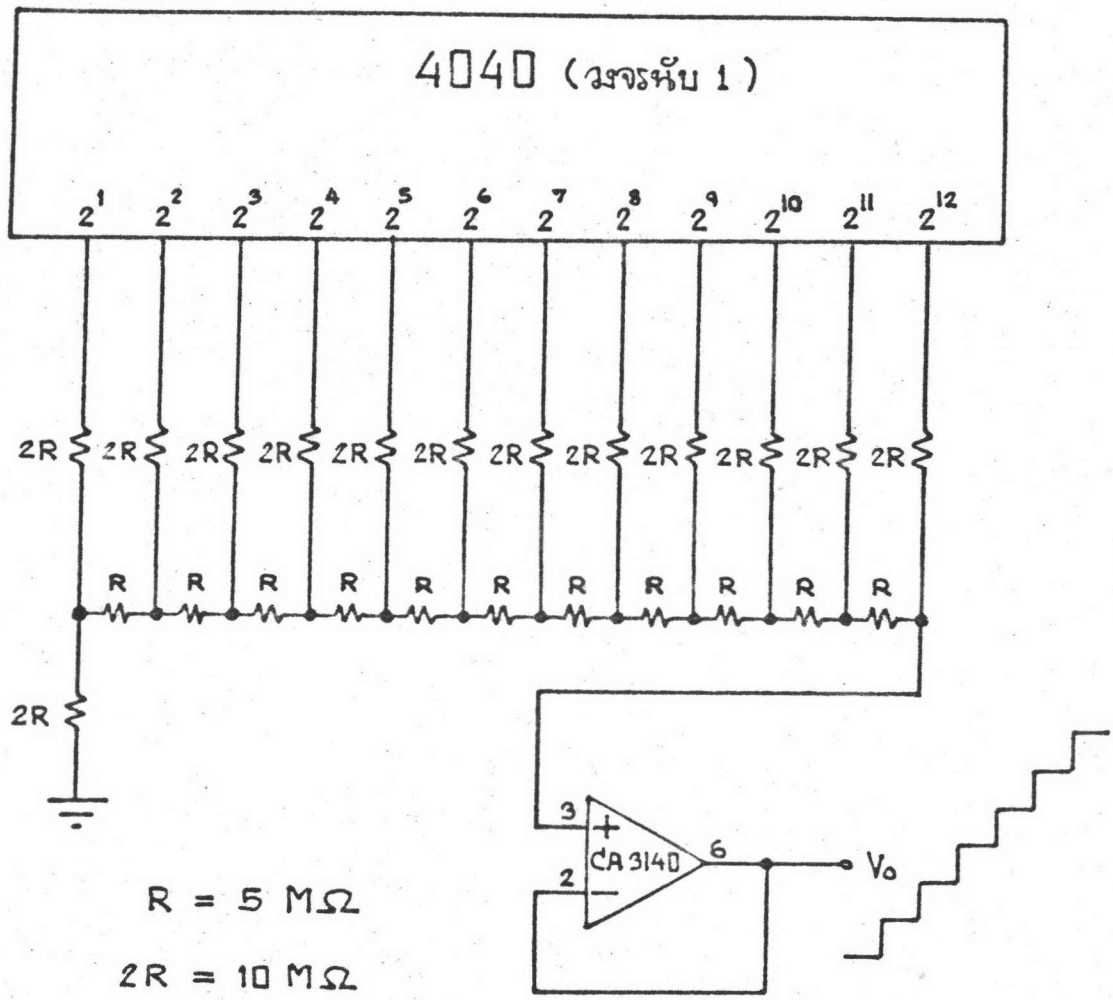


รูปที่ 4.20 แสดงวงจร D/A Converter ที่ใช้งานจริง

จากวงจรใหม่นี้จะเห็นว่าออปแอมป์ถูกต่อเป็นแบบ Non-inverting หรือ Buffer Amplifier ซึ่งมีอัตราการขยายเท่ากับหนึ่ง และย้ายตัวต้านทาน  $2R$  (ตัวที่ต่อกับออปแอมป์) ออก ซึ่งก็สามารถพิสูจน์และให้ผลเช่นเดียวกันกับวงจรในรูปที่ 4.18 สำหรับในการใช้งานนั้น เราสามารถแทนสวิทช์ได้ด้วยเลขฐานสอง ("1" หรือ "0") โดยการนำเอา Binary counter มาต่อแทนดังในรูปที่ 4.21 ส่วนค่าความต้านทานนั้นตาม



คู่มือการใช้งานของไอซีเบอร์นี้กำหนดไว้ว่าไม่ควรมีค่าต่ำกว่า 896 กิโลโหล์ม ดังนั้น จึงได้เลือกใช้ค่าความต้านทานขนาด 5 และ 10 เมกกะโหล์มชนิด 5 %.



รูปที่ 4.21 วงจรสร้างแรงดันรูปขั้นบันได

## ข. วงจรภาคขยายสัญญาณ

หน้าที่ ขยายสัญญาณแรงดันไฟฟ้าที่ได้จาก เซลล์แสงอาทิตย์ เพื่อให้มีค่าสูงขึ้น เพื่อให้ได้ค่าแรงดันไฟฟ้าค่าใหม่ที่เรียกว่าค่าแรงดันไฟฟ้าสมมูลของการรับรังสี

ลักษณะที่สำคัญ เป็นวงจรออปแอมป์ ซึ่งมีค่าอินพุตอิมพีแดนซ์สูงและมีค่า input offset voltage ต่ำ นอกจากนั้นยังต้องมีค่า input offset voltage temp. drift น้อยมากด้วย

### อุปกรณ์ที่ใช้

1. ไอซีออปแอมป์เบอร์ LF 351 N
2. ทิวคานทาน

### การออกแบบ

รูปที่ 4.22 แสดงวงจรขยายสัญญาณแบบ non-inverting นั้นคือเครื่องหมายของศักดาสัญญาณออกจะเหมือนกับเครื่องหมายของศักดาสัญญาณเข้า โดยแรงดันไฟฟ้าออก  $V_o$  มีค่า

$$V_o = A \cdot E_i$$

$$\begin{aligned} \text{เมื่อ } A &= \text{ค่าขยายสัญญาณแบบวงจรมิด (Closed-loop gain)} \\ &= (1 + R_f/R_i) \end{aligned}$$

สำหรับค่าขยายสัญญาณแบบวงจรมิดนั้นสามารถหาได้ดังนี้ จากค่าอ้างอิงของ เซลล์แสงอาทิตย์ที่ใช้กำหนดไว้ว่าค่าการรับรังสีดวงอาทิตย์เท่ากับ 1000 วัตต์ต่อพื้นที่หนึ่งตารางเมตรแล้ว ค่าแรงดันไฟฟ้าเอาต์พุตที่ได้จาก เซลล์แสงอาทิตย์จะมีค่าเท่ากับ 136 มิลลิโวลต์ นั่นก็หมายความว่าเมื่อแรงดันไฟฟ้าที่ได้จาก เซลล์แสงอาทิตย์มีค่า 136 มิลลิโวลต์ ค่าที่อ่านได้จากเครื่องวัดนี้จะต้องมีค่าเท่ากับ 1000 วัตต์ต่อตารางเมตร

จากหัวข้อที่แล้วมา เราทราบว่าระดับความแตกต่างของแรงดันไฟฟ้าระหว่างชั้นบันไดแต่ละชั้นมีค่าเท่ากับ 1.22 มิลลิโวลต์ เพื่อให้ได้ค่าเท่ากับ 1000 แสดงว่าจะต้องมีพัลส์จำนวน 1000 พัลส์สำหรับจ่ายให้กับวงจรมัด 1 และวงจรมัด 2 ดังนั้นแรงดันที่ได้จากวงจรสร้างสัญญาณแรงดันรูปชั้นบันไดควรจะมีค่าเท่ากับ  $1.22 \times 1000 = 1220$  มิลลิโวลต์ ดังนั้นจึงต้องขยายแรงดันขนาด 136 มิลลิโวลต์ขึ้นไปเป็นค่า 1220 มิลลิโวลต์

เพราะฉะนั้นอัตราขยายของออปแอมป์ต้องมีค่าเท่ากับ  $1220/136 = 8.97$

$$\text{นั่นคือ } A = 1 + R_f/R_i$$

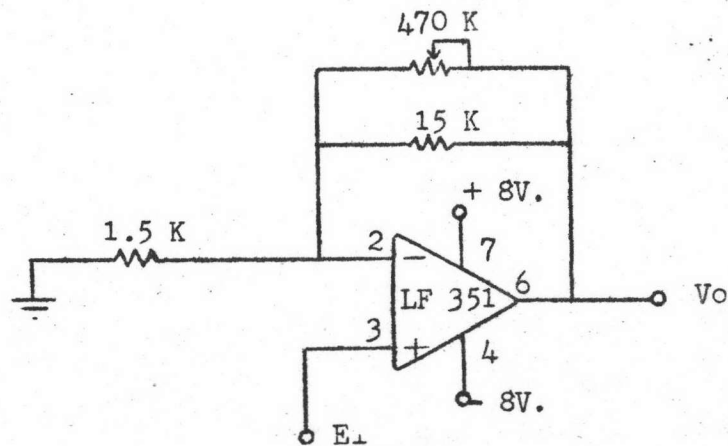
$$\frac{R_f}{R_i} = A - 1 = 8.97 - 1 = 7.97$$

กำหนดค่า  $R_i = 1.5$  กิโลโอห์ม

เพราะฉะนั้น  $R_f = 11.9$  กิโลโอห์ม

แต่เนื่องจากค่าความต้านทานขนาด 11.9 กิโลโอห์มนั้นไม่มี และเพื่อป้องกันความคลาดเคลื่อนของตัวต้านทานจึงได้ใช้ความต้านทานขนาด 15 กิโลโอห์มคั่นแทนโดยมี potentiometer ขนาด 470 กิโลโอห์มคั่นขนานกับความต้านทาน 15 กิโลโอห์มเพื่อความคุมให้ค่าความต้านทานรวมมีค่าประมาณ 11.9 กิโลโอห์ม

ข้อเสียของออปแอมป์อย่างหนึ่งก็คือค่าแรงดันออฟเซต ซึ่งค่าแรงดันออฟเซตนี้จะขึ้นอยู่กับค่าของอุณหภูมิที่เปลี่ยนไปด้วย ซึ่งค่าแรงดันออฟเซตนี้อาจทำให้ค่าเอาต์พุตที่ได้มีค่าผิดพลาดไปทำให้ค่าที่วัดได้จะเกิดการผิดพลาดไปด้วย สำหรับไอซีออปแอมป์ที่ใช้นี้มีค่า input offset voltage temp. drift ประมาณ  $10 \mu\text{V}/^\circ\text{C}$  จากการทดสอบวัดอุณหภูมิที่เปลี่ยนไปภายในเวลาหนึ่งชั่วโมง สามารถหาค่าแรงดันออฟเซตที่เพิ่มขึ้นได้ในหนึ่งชั่วโมงมีค่าประมาณ  $70 \mu\text{V}$ .



รูปที่ 4.22 วงจรภาคขยายสัญญาณ

### ๗. วงจรเปรียบเทียบสัญญาณ

หน้าที่ ทำหน้าที่เปรียบเทียบสัญญาณที่ได้จากวงจรสร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้ารูปซึ้นมันโคกับสัญญาณที่ได้จากวงจรภาคขยายสัญญาณ

ลักษณะที่สำคัญ เป็นวงจรขยายสัญญาณแบบอินสทรูเมนเตชัน

อุปกรณ์ที่ใช้

1. ไอซีออปแอมป์เบอร์ CA 3140
2. ไอซีออปแอมป์เบอร์ LF 351 N

การออกแบบ วงจรเปรียบเทียบนี้ได้ดัดแปลงมาจากวงจรขยายสัญญาณแบบอินสทรูเมนเตชัน แต่ออกแบบให้มีค่าอัตรการขยายสัญญาณเท่ากับหนึ่ง โดยใช้ออปแอมป์เบอร์ CA 3140 เป็นบัฟเฟอร์คั่นระหว่างอินพุตทั้งสอง และใช้ออปแอมป์เบอร์ LF 351 N ทำหน้าที่เป็น unity-gain follower ซึ่งวงจรมีลักษณะดังรูปที่ 4.17 จากวงจรขยายสัญญาณแบบอินสทรูเมนเตชันจะมีค่าขยายศักดาสัญญาณเท่ากับ

$$\frac{V_o}{E_1 - E_2} = 1 + 2/a$$

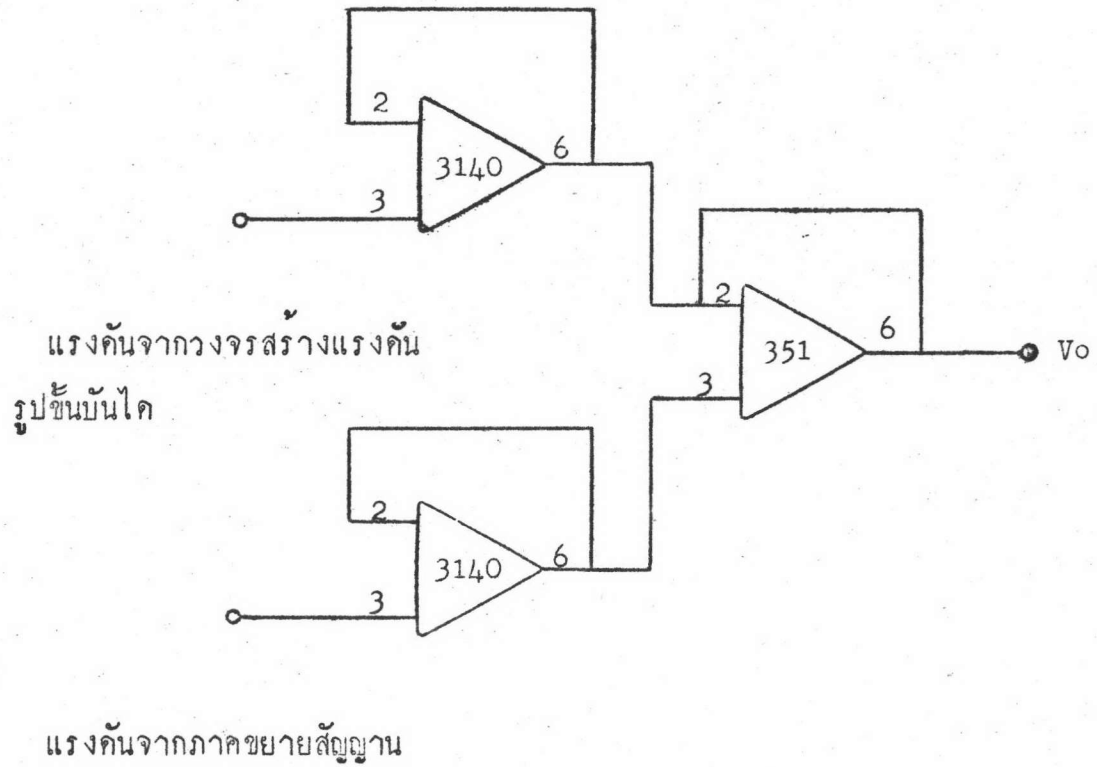
โดยการเปลี่ยนวงจรเสียใหม่เป็นดังรูปที่ 4.23 โดยจะเห็นว่าค่าขยายศักดาสัญญาณของวงจรใหม่จะเท่ากับหนึ่งดังนี้

$$\frac{V_o}{E_1 - E_2} = 1 + 2/\infty = 1 \quad ; \quad a = \infty$$

เพราะฉะนั้นเมื่อใดก็ตามที่สัญญาณทั้งสองของอินพุตมีค่าเท่ากัน เอาท์พุทก็จะมีค่าเป็นศูนย์ ข้อดีของวงจรนี้ก็คือ

1. ค่าของความต้านทานจุดสัญญาณเข้ามีค่าสูงมาก (ประมาณ  $10^{12}$  โอห์ม) และไม่เปลี่ยนไปตามค่าขยายศักดาสัญญาณ

2.  $V_o$  จะไม่ขึ้นกับสัญญาณเข้าส่วนที่เป็นสัญญาณคอมมอนโมดของ  $E_1$  และ  $E_2$  แต่จะขึ้นกับผลต่างของ  $E_1$  และ  $E_2$  เท่านั้น



รูปที่ 4.23 วงจรเปรียบเทียบ

## ๗. วงจรสร้างสัญญาณนาฬิกา

หน้าที่ ผลิตสัญญาณนาฬิกาเพื่อป้อนให้แก่วงจรนับ 1 และวงจรนับ 2

ลักษณะที่สำคัญ เป็นวงจร Astable Multivibrator

- อุปกรณ์ที่ใช้
1. ไอซีเบอร์ LM 555
  2. ตัวเก็บประจุ 0.01 และ 0.005 ไมโครฟารัด
  3. ตัวต้านทานขนาด 8.2 กิโลโห์ม

การออกแบบ วงจรนี้ใช้ไอซีเบอร์ LM 555 คือเป็นวงจร Astable

ดังรูปที่ 4.24 โดยมีค่าต่างๆดังนี้

1. Charge time (output high)

$$\begin{aligned} t_1 &= 0.693(R_A + R_B)C \\ &= 0.693(8.2 \times 10^3 + 8.2 \times 10^3)0.005 \times 10^{-6} \\ &= 5.6826 \times 10^{-5} \text{ sec.} \end{aligned}$$

2. Discharge time (output low)

$$\begin{aligned} t_2 &= 0.693(R_B)C \\ &= 0.693 \times 8.2 \times 10^3 \times 0.005 \times 10^{-6} \\ &= 2.8413 \times 10^{-5} \text{ sec.} \end{aligned}$$

3. Total period

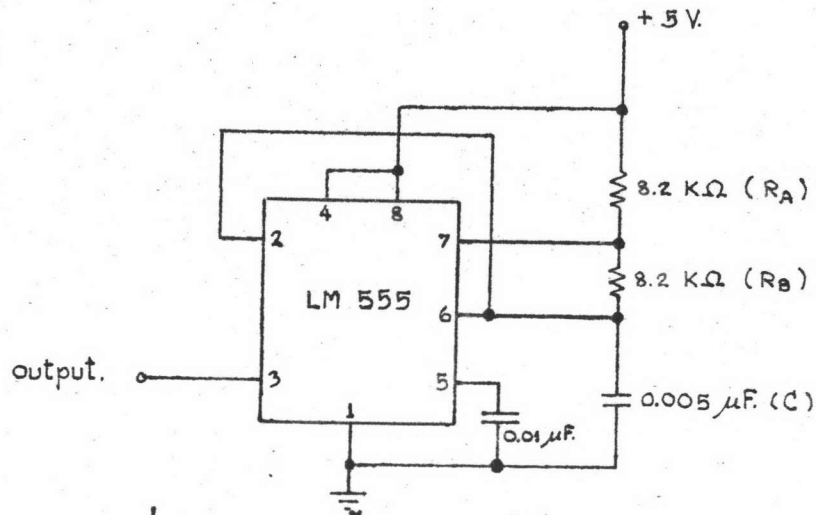
$$\begin{aligned} T &= t_1 + t_2 \\ &= 5.6826 \times 10^{-5} + 2.8413 \times 10^{-5} \\ &= 8.5239 \times 10^{-5} \text{ sec.} \end{aligned}$$

4. Frequency of oscillation

$$\begin{aligned} f &= \frac{1}{T} = \frac{1}{8.5239 \times 10^{-5}} \\ &= 11.73 \text{ KHz.} \end{aligned}$$

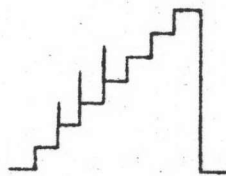
## 5. Duty cycle

$$\begin{aligned}
 D &= \frac{R_B}{R_A + 2R_B} \\
 &= \frac{8.2 \text{ K}}{8.2 \text{ K} + 2(8.2 \text{ K})} \\
 &= 0.33 = 33 \%
 \end{aligned}$$

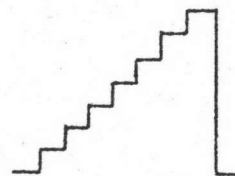


รูปที่ 4.24 วงจรสร้างสัญญาณนาฬิกา

สำหรับความถี่ที่เราเลือกใช้นี้ควรระวังไม่ให้ความถี่สูงจนเกินไปนัก เพราะจะทำให้วงจร A/D เกิดความผิดพลาดขึ้นได้ดังรูปที่ 4.25 (ซึ่งรูปที่ถูกต้องควรจะเป็นดังรูป ข.) จะเห็นว่ามีส่วนที่ยื่นออกไปตรงขอบของบันไดแต่ละขั้น ที่เป็นเช่นนี้เพราะเกิดจากความแตกต่างระหว่าง propagation times (ของจิกอิทไอซีที่ใช้) ของช่วงที่เปลี่ยนสเตจจากศูนย์เป็นหนึ่ง และจากสแตจหนึ่งเป็นศูนย์ ซึ่งต่างก็มีค่าไม่เท่ากัน.



4.25 ก.



4.25 ข.



## ฉ. วงจรควบคุม 1

หน้าที่ วงจรนี้มีหน้าที่ในการสั่งงานทั้งหมดเกือบทุกส่วนภายในเครื่อง ดังนั้นวงจรนี้จึงมีหน้าที่หลายประการด้วยกัน หน้าที่หลักสำหรับวงจรนี้คือ

1. ควบคุมช่วงเวลาการทำงาน เช่น กำหนดเวลาในการวัดค่าการรับรังสีและการอ่านข้อมูลที่ยบันทึกไว้ในหน่วยความจำ สำหรับในการวัดค่าการรับรังสีเพื่อหาค่าของพลังงานแสงอาทิตย์นั้น เครื่องมือนี้ถูกกำหนดไว้ด้วย sampling rate เท่ากับ 30 วินาทีต่อหนึ่งข้อมูล และสำหรับการอ่านข้อมูลนั้นกำหนดไว้ที่ความเร็ว 2 วินาทีต่อหนึ่งข้อมูล
2. ควบคุมวงจรสร้างสัญญาณนาฬิกา
3. ควบคุมการ set และ reset ของวงจรมับ 1 , วงจรมับ 2 และวงจรหาค่าเฉลี่ย
4. ควบคุมการทำงานของสวิตช์เลือกข้อมูล โดยจะทำการเลือกว่าเมื่อไรจะรับเอาข้อมูลที่ไต่จากวงจรมับ 2 และข้อมูลจากวงจรหาค่าเฉลี่ยไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ

5. ควบคุมการเปลี่ยนแอดเดรสของหน่วยความจำ

เพื่อที่จะทำความเข้าใจต่อไปถึงเรื่องการออกแบบวงจร จะขอกล่าวถึงขั้นตอนอย่างละเอียดของการทำงานของเครื่องมือนี้เสียก่อน โดยแบ่งออกเป็นข้อๆดังนี้

1. เมื่อเครื่องเริ่มทำงานนั้นก่อนที่จะเริ่มต้นทำการวัด ต้องรีเซ็ตภาควงจรมับ 1, วงจรมับ 2, วงจรหาค่าเฉลี่ยและแอดเดรสของหน่วยความจำลงไปที่ยุ่ก่อน
2. เมื่อเซ็ทให้เครื่องเริ่มทำการวัด วงจรควบคุมจะผลิตสัญญาณนาฬิกาออกมาทุกๆ 30 วินาทีต่อหนึ่งพัลส์ พัลส์นี้จะเป็นตัวกำหนดการวัดค่าการรับรังสีในแต่ละครั้ง (โดยอาศัยสภาวะ "1" หรือ "0" เป็นตัวควบคุม) โดยจะปล่อยให้สัญญาณนาฬิกาจากวงจรสร้างสัญญาณนาฬิกาเข้าไปยังวงจรมับ 1 เพื่อให้วงจร Binary ladder ได้สร้างสัญญาณแรงดันไฟฟ้ารูปขั้นบันไดขึ้นมาเปรียบเทียบกับแรงดันไฟฟ้าของเซลล์แสงอาทิตย์ที่ผ่านภาคขยายสัญญาณมาแล้ว

3. เมื่อใดก็ตามที่สัญญาณทั้งสองมีขนาดเท่ากัน วงจรเปรียบเทียบก็จะส่งสัญญาณเพื่อไปหยุดสัญญาณนาฬิกาไว้ จำนวนพัลส์ที่เข้าไปยังวงจรมับ 1 นี้ก็จะถูกนับโดยวงจรมับ 2 และวงจรถาค่าเฉลี่ยด้วย โดยค่าที่นับได้จากวงจรมับ 2 จะเป็นค่าของการรับรังสีของกวางอาทิตย์ที่ตกลงบนเซลล์แสงอาทิตย์ในขณะนั้น ส่วนวงจรถาค่าเฉลี่ยก็จะเริ่มทำการเฉลี่ยค่าไปเรื่อยๆ

4. หน่วยควบคุม 1 จะทำการคอสวิตช์เลือกข้อมูล เพื่อนำค่าที่ได้จากวงจรมับ 2 (ซึ่งอยู่ในเลขฐานสอง) ไปทำการเก็บไว้ในหน่วยความจำ ซึ่งหน่วยควบคุม 1 จะทำการเลื่อนแอกเคอเรสไปรอรับข้อมูลอยู่ก่อนแล้ว

5. ในขณะที่หน่วยควบคุมทำการคอสวิตช์เลือกข้อมูลนั้น ในเวลาเดียวกันก็จะส่งสัญญาณ CE ไปดึงเอาข้อมูลไปเก็บไว้ในหน่วยความจำซึ่งขณะเดียวกันก็จะแสดงผลที่ภาคแสดงผลด้วย พร้อมกันนั้นก็จะมีสัญญาณ IE ไปทำการแลทซ์ภาคแสดงผลไว้เพื่อป้องกันไม่ให้ค่าตัวเลขที่แสดงอยู่ในขณะนั้นเปลี่ยนแปลงไป

6. เมื่อข้อมูลแรกถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำแล้ว หน่วยควบคุม 1 จะรีเซ็ตภาควงจรมับ 1, วงจรมับ 2 เพื่อเริ่มต้นวัดค่าการรับรังสีครั้งที่สองต่อไป

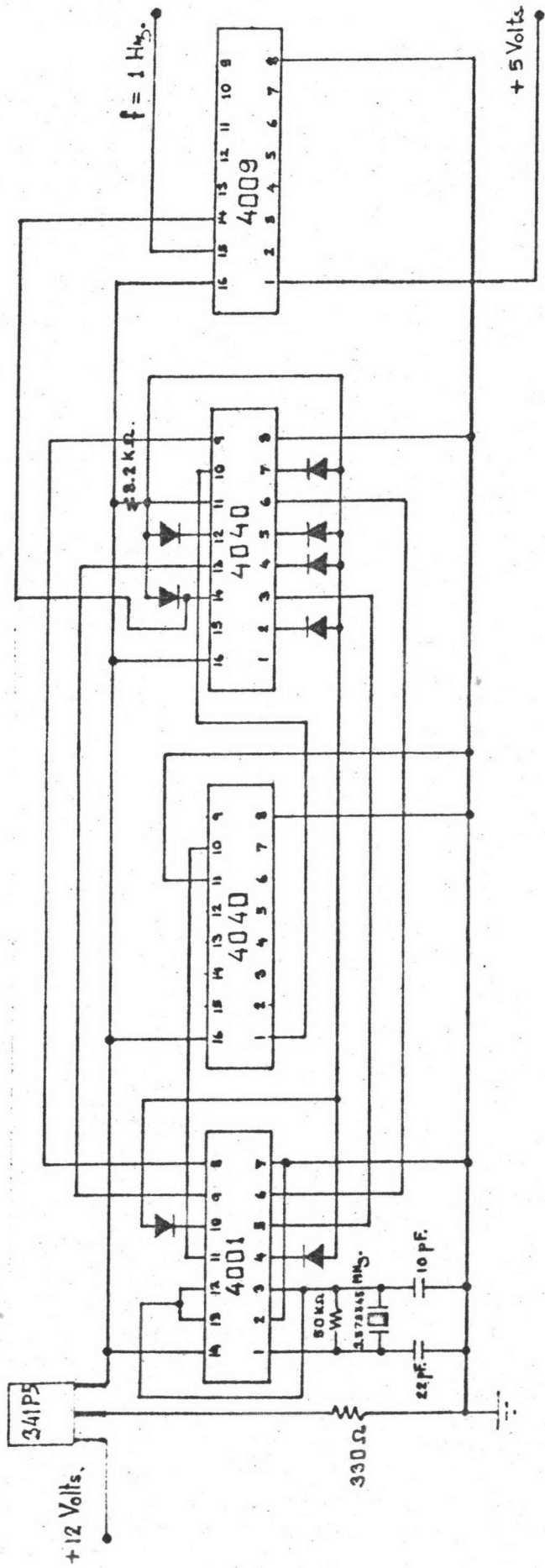
7. การทำงานจะเป็นแบบนี้ไปเรื่อยๆจนครบข้อมูลที่ 120 และเมื่อข้อมูลที่ 120 ถูกนำไปเก็บไว้เรียบร้อยแล้วหน่วยควบคุมจะทำการเลื่อนแอกเคอเรสของหน่วยความจำไปรอที่ตำแหน่ง 121 แทนที่ พร้อมกันนี้จะทำการคอสวิตช์เลือกข้อมูลไปรอรับข้อมูลที่มาจากวงจรถาค่าเฉลี่ย พร้อมกับส่งสัญญาณ CE ไปดึงเอาข้อมูลที่ได้เฉลี่ยแล้วมาเก็บไว้ในหน่วยความจำ เมื่อเก็บค่าไว้ในหน่วยความจำแล้วหน่วยควบคุมก็จะทำการรีเซ็ตวงจรถาค่าเฉลี่ยเพื่อให้เริ่มทำการเฉลี่ยในชั่วโมงต่อไป

ทั้งหมดนี้เป็นขั้นตอนการทำงานของเครื่องวัดนี้ สำหรับการออกแบบวงจรควบคุมจะแบ่งออกเป็นวงจรมย่อยๆซึ่งประกอบด้วยวงจรผลิตสัญญาณความถี่ 1 เฮิรตซ์, วงจรผลิตสัญญาณควบคุม, วงจรควบคุมตำแหน่งแอกเคอเรสของหน่วยความจำและวงจรควบคุมหรือระบบควบคุมรวมทั้งหมด

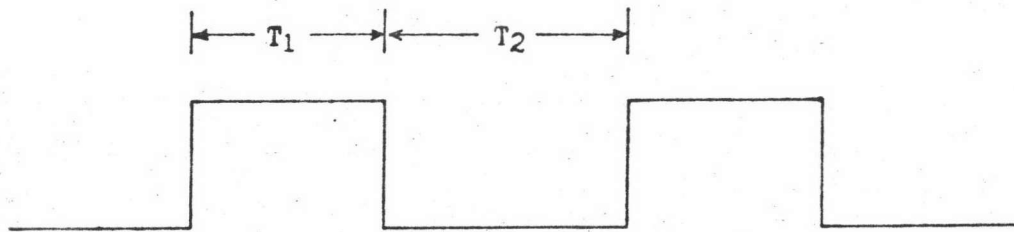
## 1. วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาความถี่ 1 เฮิรตซ์

- อุปกรณ์ที่ใช้
1. ไอซีเบอร์ 4040 (12-Stage Binary Counter)
  2. ไอซีเบอร์ 4001 (Quad 2-Input NOR Gate)
  3. ไอซีเบอร์ 4009 (Hex Inverter Buffer)
  4. Crystal 3.579545 MHz
  5. ไอซี regulator เบอร์ 341 P 5
  6. ไคโอด 1N 914
  7. ตัวต้านทานและตัวเก็บประจุ

การออกแบบ เนื่องจากวงจรมีต้องการความเที่ยงตรงอย่างมากจึงจำเป็นต้องใช้ตัวคริสตอลในการผลิตความถี่ และเนื่องจากคริสตอลแบบนี้หาซื้อได้ง่ายและราคาก็ไม่แพงจนเกินไปจึงเป็นการสะดวกที่จะนำมาใช้ การต่อวงจรกระทำได้โดยต่อตัวคริสตอลร่วมกับ NOR gate สองตัวดังรูปที่ 4.26 คริสตอลจะเกิดการออสซิลเลตให้สัญญาณความถี่ขนาด 3.579545 เมกกะเฮิรตซ์ออกมา จากนั้นจะนำสัญญาณนี้มาหารลงเพื่อให้เหลือความถี่เพียง 1 เฮิรตซ์ สำหรับวงจรหารจะประกอบด้วยไอซีเบอร์ 4040 จำนวนสองตัว โดย 4040 ตัวแรกจะทำการหารลงก่อนด้วยค่าเท่ากับ 4096 เพราะฉะนั้นความถี่ที่ออกมาหลังจากการหารด้วย 4096 แล้วจะมีค่าเท่ากับ  $873.9123535$  หรือประมาณ 874 เฮิรตซ์ จากนั้นจะนำความถี่ 874 เฮิรตซ์มาทำการหารอีกครั้งหนึ่งเพื่อให้เหลือเพียง 1 เฮิรตซ์ โดยการนำ 4040 อีกตัวหนึ่ง ไคโอดและ NOT เกท - ประกอบกันขึ้นเป็นวงจรหารเลข 874 (ซึ่งจะมีลักษณะเป็น AND เกท 10 อินพุต) ดังนั้นเมื่อไอซี 4040 นับไปจนถึงเลข 874 (ซึ่งเท่ากับ 1101101010 ในระบบเลขฐานสอง) ขาอินพุตทั้ง 10 ของ AND เกทจะมีค่าเป็นหนึ่งทั้งหมด ซึ่งจะให้ภาวะเป็นหนึ่งทางเอาต์พุตด้วยซึ่งจะไปรีเซ็ต 4040 ใหม่เพื่อให้ทำการหารครั้งต่อไป เอาต์พุตความถี่ 1 เฮิรตซ์นี้จะนำออกมาจากขา 14 ของ 4040 ซึ่งจะมีลักษณะสัญญาณดังรูปที่ 4.27



รูปที่ 4.26 วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาความถี่ 1 เฮิรตซ์



$$T_1 = \frac{2^{21} - 3579545}{3579545} = 0.41412889 \text{ Sec.}$$

$$T_2 = 1 - 0.41412889 = 0.585871109 \text{ Sec.}$$

รูปที่ 4.27 ลักษณะของสัญญาณความถี่ 1 เสิร์ทซ์

## 2. วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาควบคุม

วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาควบคุมนี้แบ่งออกเป็น 2 ชนิดคือ

ก. วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาที่ใช้กำหนดช่วงเวลาของการ sampling ข้อมูล ซึ่งมีความถี่ประมาณ 0.03 เฮิรตซ์หรือทุกๆ 30 วินาทีจะมีพัลส์ขึ้นมาหนึ่งพัลส์ โดยใช้สัญญาณลักษณะเป็น  $P_{30s}$ .

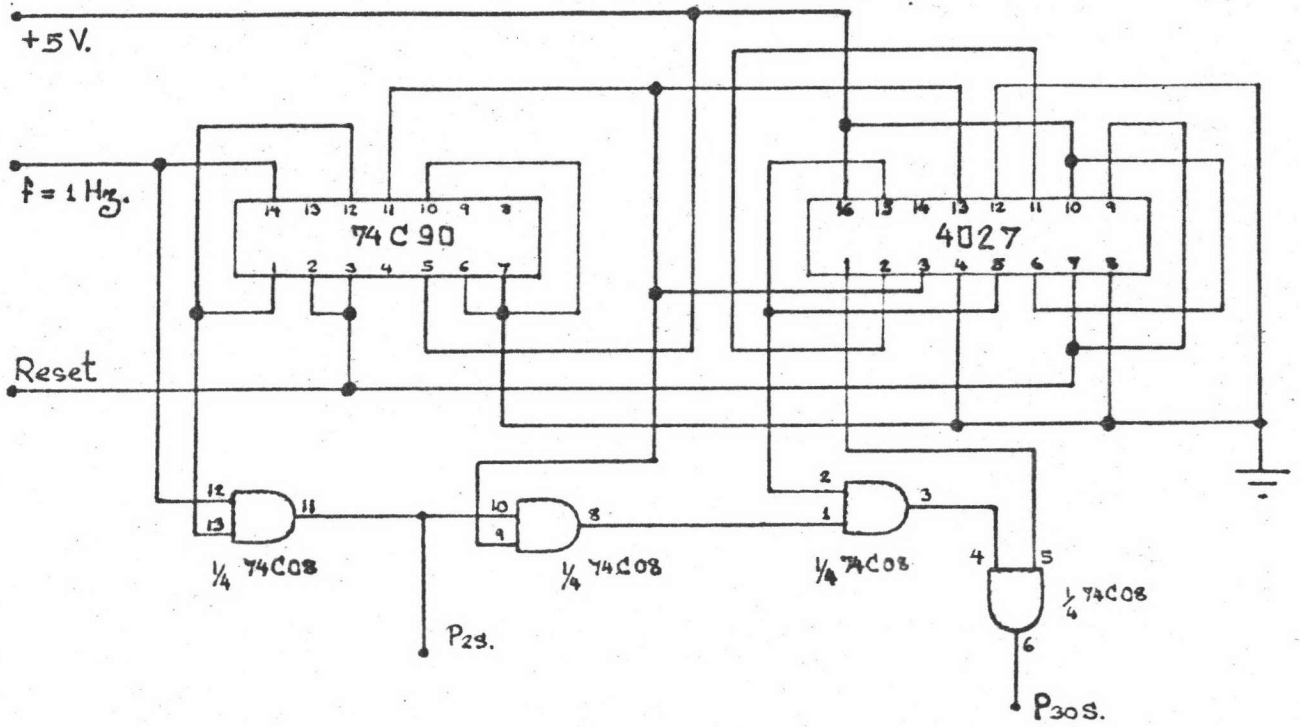
ข. วงจรผลิตสัญญาณนาฬิกาที่ใช้ควบคุมช่วงเวลาการอ่านข้อมูลในหน่วยความจำ ซึ่งจะมีความถี่ประมาณ 0.5 เฮิรตซ์หรือทุกๆ 2 วินาทีจะมีพัลส์ขึ้นมาหนึ่งพัลส์ โดยใช้สัญญาณลักษณะเป็น  $P_{2s}$ .

สัญญาณทั้งสองนี้สร้างขึ้นจากสัญญาณนาฬิกาความถี่ 1 เฮิรตซ์ที่ไค้กล่าวผ่านมาแล้ว โดยวงจรมีลักษณะดังรูปที่ 4.28

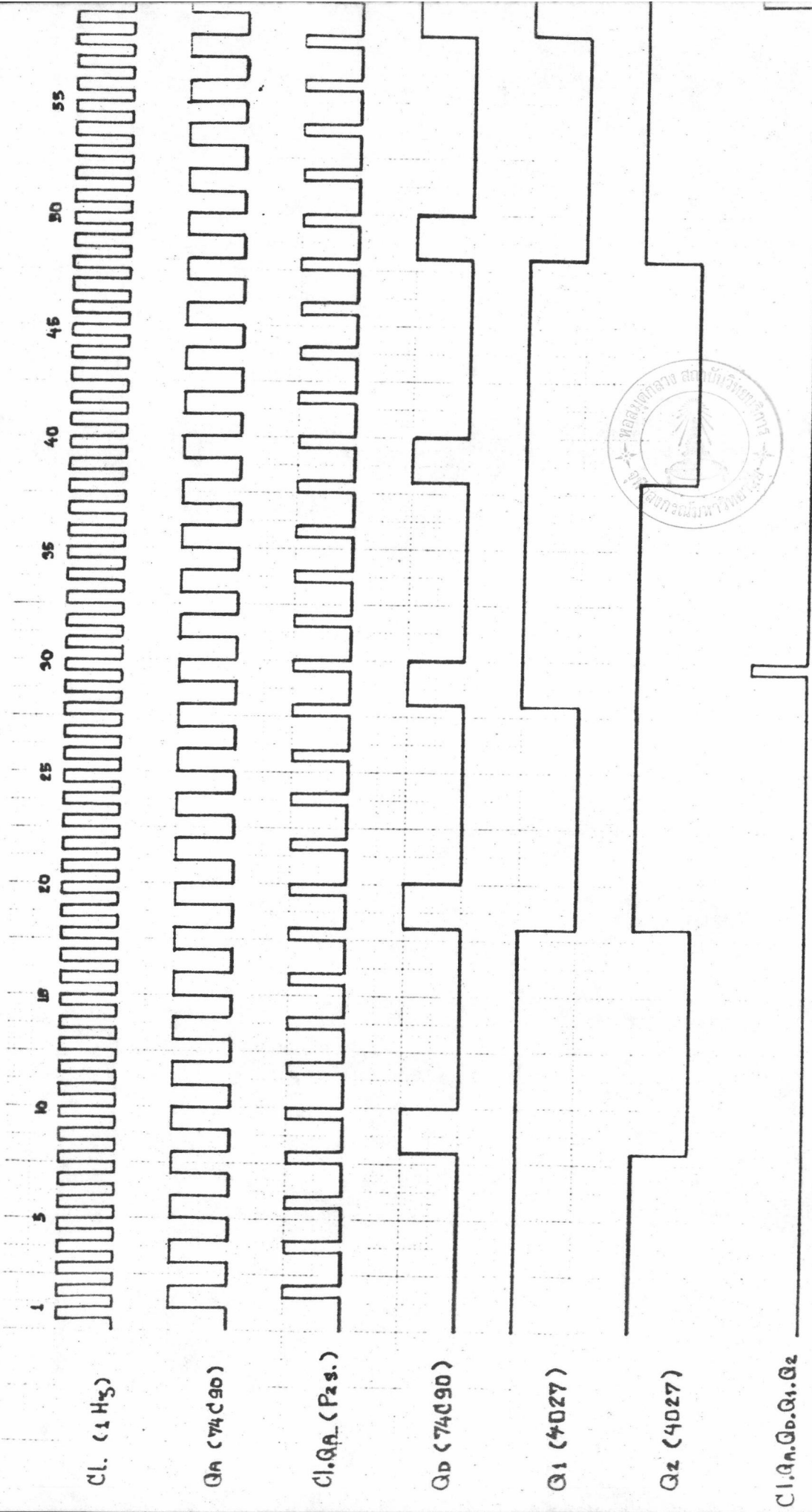
- อุปกรณ์ที่ใช้
1. ไอซีเบอร์ 74C90 (Decade Counter)
  2. ไอซีเบอร์ 4027 (Dual JK-Type Flip-Flop)
  3. ไอซีเบอร์ 74C08 (Quad 2-Input AND Gate)

การออกแบบ นำสัญญาณความถี่ 1 เฮิรตซ์ผ่านเข้าไปยัง 74C90 ซึ่งเป็นวงจรมับสิบ จากนั้นนำเอาพุทจากขา 12 ของ 74C90 ( $Q_A$ ) ที่ได้มา AND กับสัญญาณความถี่ 1 เฮิรตซ์จะได้สัญญาณ  $P_{2s}$ .

สำหรับสัญญาณ  $P_{30s}$  ได้มาจากการนำเอา JK Flip-Flop มาต่อกันเป็นวงจรมับ 3 โดยใช้สัญญาณ  $Q_D$  (ขา 11) ของ 74C90 มาเป็นสัญญาณนาฬิกาของวงจรมับ 3 จากนั้นนำสัญญาณ  $Q_D$  (ขา 11 ของ 74C90), สัญญาณ  $Q_1$  (ขา 15 ของ 4027), สัญญาณ  $Q_2$  (ขา 1 ของ 4027) และสัญญาณ  $P_{2s}$ . ทั้งหมดนี้มา AND กันจะได้สัญญาณ  $P_{30s}$ . ลักษณะของสัญญาณต่างๆแสดงไ้ดังรูปที่ 4.29



รูปที่ 4.28 วงจรสร้างสัญญาณนาฬิกา P2s. และ P30s.



รูปที่ 4.29 ลักษณะรูปสัญญาณนาฬิกา P2s. และ P30s.  
(P30s.)



### 3. วงจรควบคุมรวม

วงจรควบคุมรวมและวงจรเครื่องวัดการรับรังสีของดวงอาทิตย์ทั้งหมด แสดงไว้ในภาคผนวก ค.

#### อุปกรณ์ที่ใช้

1. ไอซีเบอร์ 4001 (Quad 2-Input NOR Gate)
2. ไอซีเบอร์ 4011 (Quad 2-Input NAND Gate)
3. ไอซีเบอร์ 4024 (7-Stage Binary Counter)
4. ไอซีเบอร์ 4022 (Binary Counter w/8 Decoded output)
5. ทรานซิสเตอร์ BC 549
6. ไทโอด 1N 914
7. ตัวต้านทาน
8. ไอซีเบอร์ 4040 (12-Stage Binary Counter)

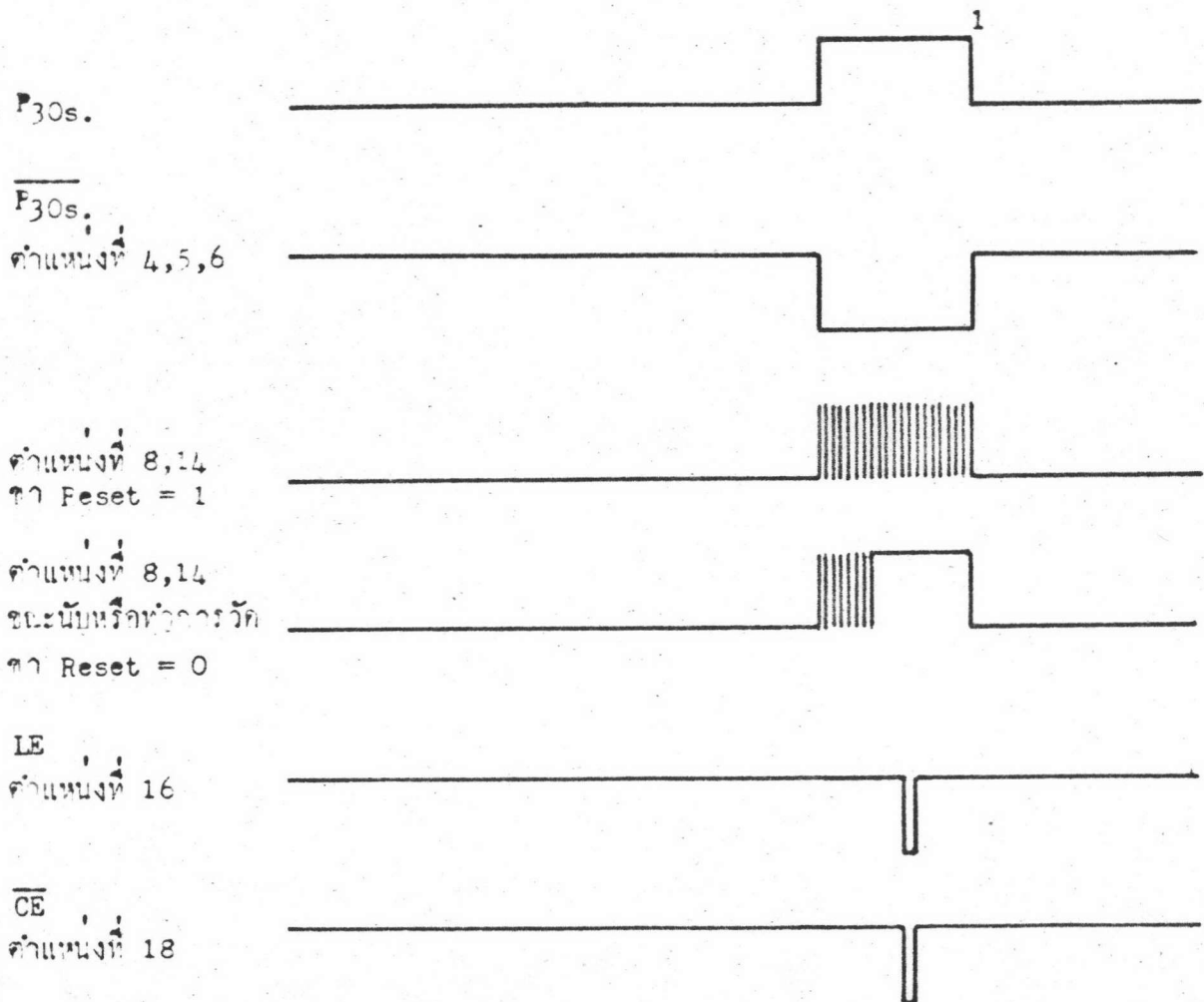
การออกแบบ วงจรนี้ประกอบด้วยเกตต่างๆซึ่งจะใช้สภาวะลอจิก "1" หรือ "0" เป็นตัวควบคุมส่วนใหญ่ นอกจากนั้นยังประกอบด้วยวงจรหาร 120 ซึ่งสร้างจากไอซีเบอร์ 4024, ไทโอด, ทรานซิสเตอร์และตัวต้านทาน โดยนำมาต่อร่วมกันให้มีลักษณะเป็น NAND เกตและมีวงจรสำหรับใช้ในการเปลี่ยนแอกเครสของหน่วยความจำ ตลอดจนวงจรแสดงชั่วโมงของการวัดว่าทำการวัดไปนานกี่ชั่วโมงแล้วและวงจรแลทซ์ เพื่อความสะดวกในการอธิบายจะขอกล่าวรวมถึงการทำงานทั้งหมดของวงจร ซึ่งลักษณะของสัญญาณต่างๆได้แสดงไว้แล้วในรูปที่ 4.30, 4.31, 4.32

การทำงาน การทำงานของวงจรนี้แบ่งออกเป็นสองขั้นตอนคือ ตอนเก็บข้อมูลและตอนอ่านข้อมูล

ก. ตอนเก็บข้อมูล การทำงานในขั้นตอนนี้ยังแบ่งออกเป็นอีกสองขั้นตอนคือ ตอนเก็บข้อมูลที่วัดได้ และตอนเก็บข้อมูลที่ไต่จากการเฉลี่ยค่า

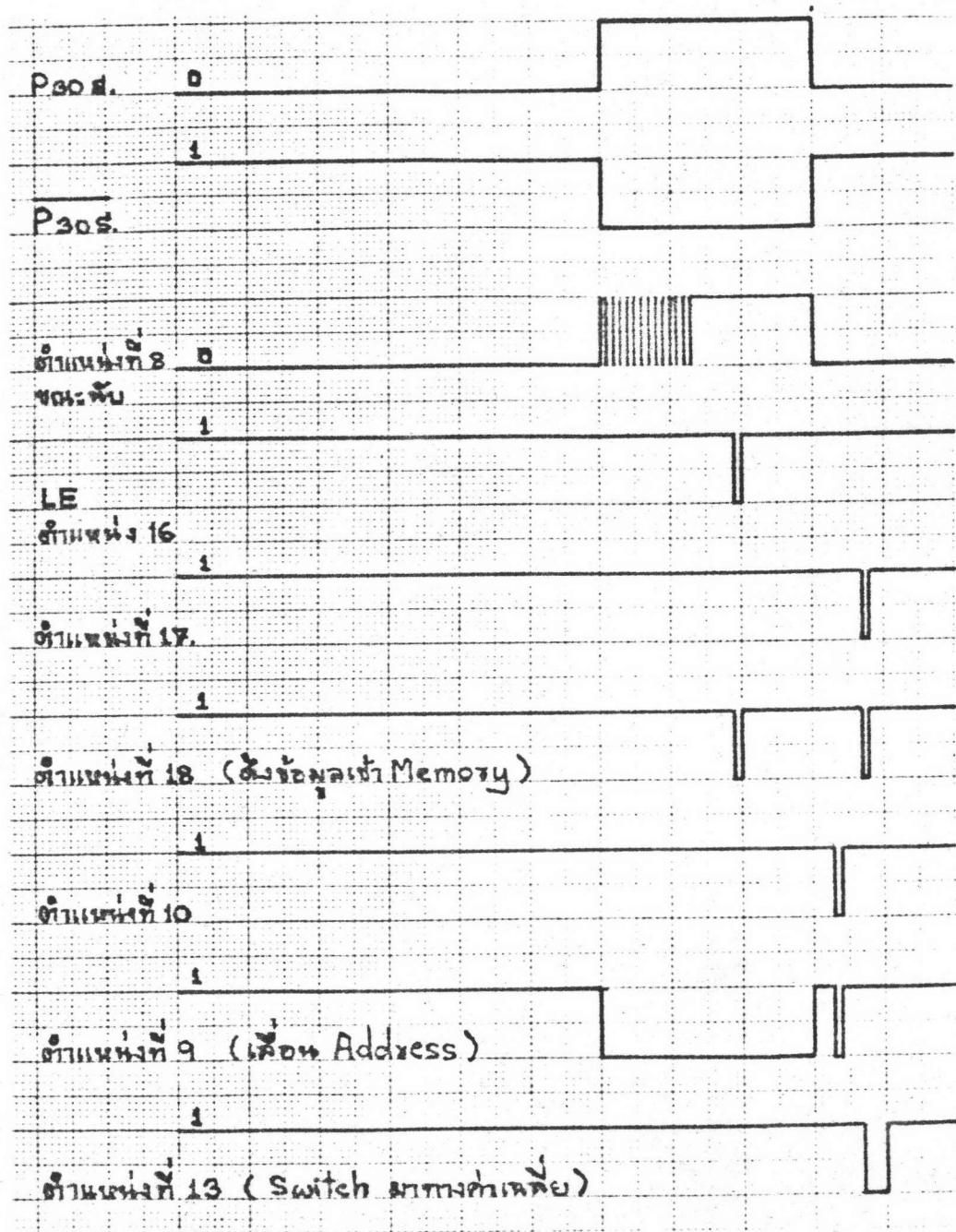
1. การทำงานของช่วงการเก็บข้อมูลที่วัดได้ การทำงานในช่วงนี้จะเริ่มจากการที่สวิตช์ถูกผลักมาที่ตำแหน่ง Write และ Set เครื่องวัดจะเริ่มผลิตสัญญาณ P<sub>30s</sub> ซึ่งจะผ่านมายังตำแหน่งที่ 4 (ดูภาคผนวก ค. ประกอบตามไปด้วย) แต่จะ

มีลักษณะ สัญญาณ เป็น  $\overline{P_{30s}}$ . สัญญาณนี้จะถูกแยกออกเป็นสองทาง ทางหนึ่งจะไป NAND กับสัญญาณตำแหน่งที่ 10 (ซึ่งขณะนี้มีสถานะเป็นหนึ่งใน) หลังจาก NAND แล้วจะถูก NOT กลับอีกครั้งหนึ่งแล้วส่งไปยัง 4040 (ขา 10) เพื่อให้ทำการเลื่อนแอกเครสไปรื้อรับข้อมูลก่อน (ลักษณะของสัญญาณที่ไปเลื่อนแอกเครสนี้จะเหมือนกับสัญญาณ  $\overline{P_{30s}}$ ) ส่วนอีกทางหนึ่งจะถูกนำไป NAND กับสัญญาณนาฬิกา (ที่ตำแหน่งที่ 7) แล้วนำสัญญาณที่ได้มา NAND กับสัญญาณตำแหน่งที่ 21 (ซึ่งขณะนั้นมีสถานะเป็นหนึ่งใน) ซึ่งจะได้สัญญาณ (ตำแหน่งที่ 8) ไปเข้ายังขา 10 ของ 4040 (วงจรมับ 1) ขณะเดียวกันตำแหน่งที่ 14 ก็จะมีลักษณะสัญญาณเหมือนกันด้วย นอกจากนั้นสัญญาณ  $\overline{P_{30s}}$  ยังไปควบคุมขา รีเซ็ตของวงจรมับ 1, วงจรมับ 2 และวงจรถลท์ด้วย เมื่อขา รีเซ็ตของวงจรมับ 1 และ 2 มีสถานะเป็นศูนย์ตามจังหวะของสัญญาณ  $\overline{P_{30s}}$ . วงจรมับ 1 และ 2 จะทำการนับขึ้นไปพร้อมๆกัน ขณะนี้เองวงจรสร้างแรงดันรูปขั้นบันไดจะสร้างแรงดันเพื่อไปเปรียบเทียบกับแรงดันที่ได้จากเซลล์แสงอาทิตย์ เมื่อแรงดันทั้งสองมีขนาดเท่ากันวงจรเปรียบเทียบก็จะส่งสัญญาณให้ตำแหน่งที่ 21 เกิดสถานะเป็นหนึ่งในซึ่งจะไปทำการหยุดสัญญาณนาฬิกาไว้ ดังนั้นวงจรมับ 1 และ 2 จะหยุดทำการนับ ค่าที่ได้จากวงจรมับจะถูกส่งไปยังสวิทช์เลือกชุด A ซึ่งขณะนี้นับสัญญาณที่ตำแหน่งที่ 13 มีสถานะเป็นหนึ่งในดังนั้นจึงทำให้ข้อมูลจากวงจรมับ 2 ถูกต่อเข้ากับหน่วยความจำ หลังจากที่วงจรมับ 1 และ 2 ใ้ทำการนับเสร็จสิ้นแล้วจะเกิดสัญญาณ LE ขึ้นที่ตำแหน่งที่ 16 ซึ่งจะนำสัญญาณนี้ไป NAND กับสัญญาณตำแหน่งที่ 17 (ขณะนี้มีสถานะเป็นหนึ่งในอยู่) แล้วสัญญาณที่ได้จะถูก NOT กลับอีกครั้งหนึ่งซึ่งจะได้สัญญาณที่ตำแหน่ง 18 สัญญาณนี้จะเป็นตัวควบคุมการเขียนข้อมูลจากวงจรมับ 2 ให้ไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ เมื่อข้อมูลถูกบันทึกไว้เรียบร้อยแล้วสัญญาณ  $\overline{P_{30s}}$  จะเปลี่ยนจากสถานะศูนย์ไปเป็นหนึ่ง ดังนั้นวงจรมับ 1 และวงจรมับ 2 และวงจรถลท์จะถูก รีเซ็ตไปแต่วงจรถลท์ค่าเฉลี่ยยังไม่ถูกรีเซ็ตเพราะสัญญาณตำแหน่งที่ 19 ยังคงมีสถานะเป็นศูนย์อยู่ ลักษณะของสัญญาณการทำงานช่วงนี้แสดงในรูปที่ 4.30 การทำงานของช่วงนี้จะเป็นดังนี้ไปจนครบหนึ่งชั่วโมง

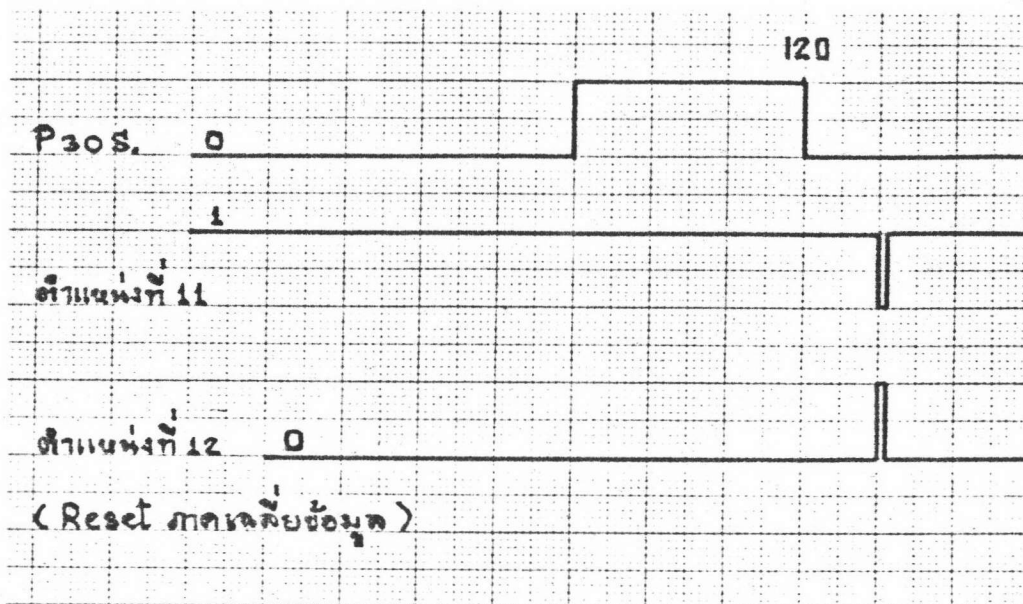


รูปที่ 4.30 ลักษณะของสัญญาณขณะทำการเก็บข้อมูลที่วัดได้

2. การทำงานของช่วงการเก็บข้อมูลเฉลี่ย การทำงานของช่วงนี้เริ่มภายหลังจากข้อมูลชุดสุดท้ายในแต่ละชั่วโมงถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำเรียบร้อยแล้ว เช่นในชั่วโมงที่หนึ่งเมื่อข้อมูลที่ 120 ถูกบันทึกไว้แล้ว ขณะเดียวกันไอซี 4024 ก็จะนับไปถึงเลข 120 ทำให้สัญญาณที่ตำแหน่งที่ 22 มีสถานะเป็นศูนย์ ทำให้ไอซี 4022 เริ่มนับไปตามจังหวะสัญญาณนาฬิกาความถี่ 11.73 กิโลเฮิรตซ์ เมื่อ 4022 นับผ่านเลข "2" ไปทำเกิดสัญญาณพัลส์เล็กๆขึ้นที่ตำแหน่งที่ 10 สัญญาณนี้จะถูก NAND กับสัญญาณ  $P_{30s}$  ทำให้เกิดพัลส์เล็กๆอีกหนึ่งพัลส์หลังจากพัลส์ที่ 120 (ตำแหน่งที่ 9) พัลส์นี้จะไปทำการเลื่อนแอกเทรสไปยังตำแหน่งที่ 121 ก่อน และเมื่อ 4022 นับผ่านเลข "4" ไปจะทำให้เกิดพัลส์ขึ้นที่ตำแหน่ง 17 ซึ่งพัลส์นี้เมื่อ NAND กับสัญญาณ LE (ขณะนั้นมีสถานะเป็นหนึ่ง) แล้ว NOT กลับอีกครั้งหนึ่งซึ่งจะเป็นสัญญาณที่จะไปดึงเอาข้อมูลเข้าไปไว้ในหน่วยความจำ (ตำแหน่งที่ 18) ขณะเดียวกันสัญญาณตำแหน่งที่ 13 จะมีพัลส์เกิดขึ้นเหมือนกัน (แต่ช่วงความกว้างของพัลส์จะกว้างกว่าพัลส์ที่ตำแหน่ง 18) พัลส์นี้จะเป็นตัวไปทำการคอสวิตช์เลือกข้อมูลชุด B ให้ไปรับข้อมูลจากวงจรหาค่าเฉลี่ย เมื่อข้อมูลถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำแล้วสวิตช์เลือกก็จะกลับมารับข้อมูลตามปกติต่อไป และเมื่อ 4022 นับผ่านเลข "6" ไปจะเกิดพัลส์อีกหนึ่งพัลส์ซึ่งจะไปปรากฏที่ตำแหน่ง 11 พัลส์นี้จะถูก NAND กับสัญญาณสถานะหนึ่งแล้วออกมาที่ตำแหน่ง 12 สัญญาณนี้จะไปรีเซ็ตวงจรหาค่าเฉลี่ยและวงจรหาร 120 ให้เริ่มค้นหาค่าเฉลี่ยในชั่วโมงต่อไป และขณะที่ 4022 นับผ่านเลข "4" ไปพัลส์ที่เกิดขึ้นจะไปเข้าขา 13 ของ 4022 อีกตัวหนึ่ง ซึ่งจะทำให้ 4022 ตัวนั้นทำการนับซึ่งเป็นการแสดงชั่วโมงในการวัดโดยแสดงได้ด้วย LED สีแดงบนหน้าปัดมิเตอร์วัด ลักษณะของสัญญาณต่างๆแสดงไว้ในรูปที่ 4.31

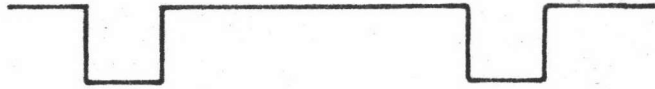


รูปที่ 4.31, 4.32 ลักษณะของสัญญาณในช่วงระหว่างการเก็บข้อมูลสุดท้ายและขณะการเก็บข้อมูลเฉลี่ย

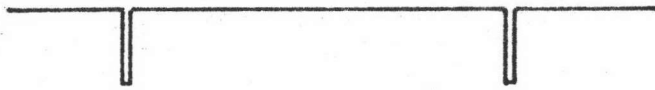


ข. ก่อนอ่านข้อมูล เริ่มจากการผลักสวิตช์มาอยู่ที่ตำแหน่ง Read และ Set สัญญาณ  $\overline{P_{2s}}$  จะผ่านมายังตำแหน่งที่ 19 เพื่อไปทำการเลื่อนแอกเครสและเมื่อเลื่อนแอกเครสเสร็จแล้วก็จะมีสัญญาณ LE ที่ตำแหน่ง 16 ซึ่งสัญญาณนี้จะถูก NAND กับสัญญาณตำแหน่งที่ 17 (ซึ่งมีสถานะเป็นหนึ่ง) ผลสุดท้ายจะได้สัญญาณที่ตำแหน่ง 18 ซึ่งจะไปเข้าขา  $\overline{CE}$  ของหน่วยความจำ ซึ่งทำให้ข้อมูลในตำแหน่งนั้นปรากฏออกมาทางภาคแสดงผลได้ ลักษณะสัญญาณแสดงไว้ในรูปที่ 4.33

$\overline{P2s}$   
ตำแหน่งที่ 9



ตำแหน่งที่ 16, 18



รูปที่ 4.33 แสดงลักษณะสัญญาณขณะทำการอ่านข้อมูล



### ก. วงจรควบคุม 2 หรือวงจรแสดงตำแหน่งข้อมูล

- หน้าที่
1. แสดงตำแหน่งแอกเคอเรสของหน่วยความจำ
  2. เปลี่ยนหรือเลื่อนแอกเคอเรสของหน่วยความจำ

- อุปกรณ์ที่ใช้
1. ไอซีเบอร์ 74LS90 (Decade Counter)
  2. ไอซีเบอร์ 4511 (BCD-to-7 Segment Latch/Driver/Decoder)
  3. ไอซีเบอร์ 4011 (Quad 2-Input NAND Gate)
  4. ตัวเลขแสดงผลแบบตัวเลข 7 ส่วน
  5. ทราานซิสเตอร์ BC 549
  6. ไทโอด 1N 914
  7. ไอซีเบอร์ LM 555
  8. ตัวต้านทานและตัวเก็บประจุ

การออกแบบ เนื่องจากวงจรมีไว้เพื่อความสะดวกในการอ่านข้อมูลที่ไต่เก็บบันทึกเอาไว้แล้ว จึงได้แยกออกมาจากส่วนที่เป็นเครื่องวัด เมื่อต้องการใช้ก็นำมาประกอบกันเข้า การออกแบบวงจรมีได้แสดงไว้ในรูปที่ 4.34

วงจรมีประกอบด้วยสองส่วนที่สำคัญคือ ส่วนที่เป็นวงจรมับซึ่งใช้ไอซีเบอร์ 74LS90 มาต่ออนุกรมกันเพื่อบับเลขจำนวนสามหลัก(จาก 000 ถึง 999 )และใช้ไอซีเบอร์ 4511 และตัวเลข 7 ส่วนเป็นภาคแสดงผล อีกส่วนหนึ่งคือส่วนที่กำเนิดสัญญาณนาฬิกาซึ่งสร้างขึ้นจากไอซีเบอร์ 555 ทำการผลิตสัญญาณนาฬิกาความถี่ประมาณ 3 เกลิรท์

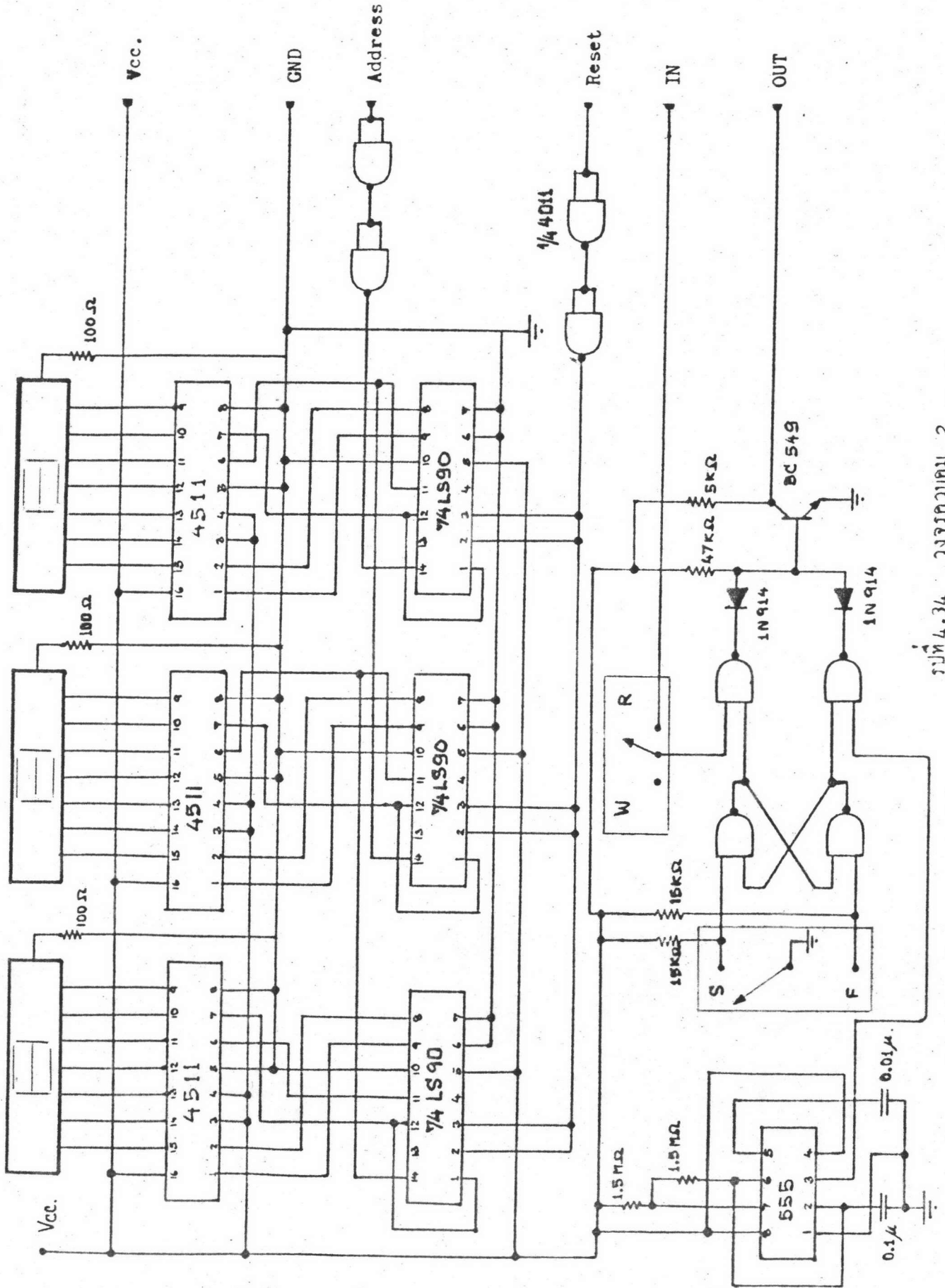
วงจควบคุม 2 นี้จะมีขาเอาต์พุต 6 ขั้วซึ่งเรียกชื่อขั้วเหล่านี้ว่า Vcc, GND Reset, Address, IN, OUT โดยขั้ว Vcc และ GND เป็นขั้วไฟเลี้ยงที่จ่ายไปยังวงจควบคุม 2 (เนื่องจากไม่มีแหล่งจ่ายไฟภายในตัวเอง) ส่วนขั้ว Reset และ Address นั้นจะต่อเข้ากับขา 11 และขา 10 ของไอซี 4040 ตัวที่ควบคุมแอกเคอเรสของหน่วยความจำ ส่วนขั้ว IN และ OUT จะถูกต่อเข้ากับตำแหน่งที่ 20 (วงจรมีภาคผนวก ค.) โดยที่กำเนิดสัญญาณ  $P_{2s}$  ที่ตำแหน่งนั้นให้ผ่านเข้ามายังวงจรมีก่อนทางขา IN ส่วนขา OUT ต่อกับขา 9 ของ 4001 ออกไป

การทำงาน การทำงานของวงจรมันแบ่งออกเป็นสองขั้นตอนคือ ตอน Write และ Read ข้อมูลในหน่วยความจำ

สำหรับตอน Write ข้อมูลนั้นตำแหน่งสวิตช์จะอยู่ที่ตำแหน่ง Write สัญญาณที่ไปเลื่อนแอกเคเรสคือ  $P_{30s}$ . ซึ่งจะไม่ผ่านเข้ามายังวงจรมัน ดังนั้นเมื่อแอกเคเรสเปลี่ยนไป วงจรมันก็จะสามารถนับตามจังหวะของการเปลี่ยนแอกเคเรสไปได้ เนื่องจากขาแอกเคเรสของวงจรมันควบคุม 2 คู่ร่วมกับขา 10 ของ 4040 ตัวที่ควบคุมแอกเคเรสของหน่วยความจำอยู่ และวงจรมันควบคุม 2 นี้จะถูกกรีเซตไปพร้อมกับวงจรมันใหญ่ด้วย

สำหรับตอน Read ข้อมูลนั้น เมื่อสวิตช์อยู่ที่ตำแหน่ง R และ S (slow) สัญญาณที่เข้ามายังขา IN จะผ่านวงจรมันออกไปยังขา OUT

สำหรับตอน Read เมื่อสวิตช์อยู่ที่ตำแหน่ง R และ F (fast) สัญญาณ  $P_{2s}$  ที่เข้ามายังขา IN จะถูกกักไว้ไม่ให้ผ่านออกไป แต่จะมีสัญญาณนาฬิกาความถี่ 3 เฮิรตซ์ออกไปยังขา OUT แทน ดังนั้นจะเห็นว่าสามารถเพิ่มความเร็วในการอ่านข้อมูลได้พร้อมกับแสดงตำแหน่งของข้อมูลขณะนั้นได้เสมอ.



รูปที่ 4.34 วงจรการนับ 2