

IC

วงจรรวม หรือ วงจรเบ็ดเสร็จ (integrated circuit ; IC) หมายถึง วงจรที่นำเอาไดโอด, ทรานซิสเตอร์, ตัวต้านทาน, ตัวเก็บประจุ และองค์ประกอบวงจรต่าง ๆ มาประกอบรวมกันบนแผ่นวงจรมิติขนาดเล็ก ในปัจจุบันแผ่นวงจรมีขนาดเพียงไม่กี่ไมครอน บางทีอาจเรียก ชิพ (Chip) และสร้างองค์ประกอบวงจรต่าง ๆ ฝังอยู่บนแผ่นผลึกนี้ ส่วนใหญ่เป็นชนิดที่เรียกว่า Monolithic การสร้างองค์ประกอบวงจรมิติผลึกนี้ จะใช้กรรมวิธีทางด้านการถ่ายภาพอย่างละเอียด ผสมกับขบวนการทางเคมีทำให้ลายวงจรมีความละเอียดสูงมาก สามารถบรรจุองค์ประกอบวงจรได้จำนวนมาก ภายในไอซี จะมีส่วนของลอจิกมากมาย ในบรรดาวงจรมิติผลึกที่ซับซ้อนสูง เช่น ไมโครโปรเซสเซอร์ ซึ่งใช้ทำงานควบคุม คอมพิวเตอร์ จนถึง โทรศัพท์มือถือ แม้กระทั่งเดสก์ท็อปไมโครเวฟแบบดิจิทัล สำหรับชิพหน่วยความจำ (RAM) เป็นอีกประเภทหนึ่งของวงจรมิติผลึกที่มีความสำคัญมากในยุคปัจจุบัน

ประวัติไอซี

ไอซี กำเนิดขึ้นโดย Geoffrey W.A. Dummer นักวิทยาศาสตร์เรดาร์จากอังกฤษต่อมาได้ย้ายไปทำการค้นคว้าต่อที่สหรัฐอเมริกา โดยสามารถสร้างไอซีจากเซรามิกตัวแรกได้ในปี ค.ศ.1956 แต่ยังไม่ประสบความสำเร็จนัก ต่อมาในปี ค.ศ.1957 กองทัพอากาศอเมริกานำโดย Jack Kilby ได้ทำการค้นคว้าทดลองต่อ ในวันที่ 6 กุมภาพันธ์ ค.ศ.1959 Kilby ได้จดสิทธิบัตรไอซีที่ทำจากเจอร์มาเนียม และในพัฒนาการสุดท้ายของไอซี Robert Noyce ได้จดสิทธิบัตร ไอซีที่ทำจากซิลิคอน ในวันที่ 25 เมษายน ค.ศ.1961

ประเภทของไอซีแบ่งตามจำนวนเกท

จำนวนของเกทต่อไอซีจะกำหนดประเภทของไอซี(IC) 1 เกท เท่ากับ ชิ้นส่วนอิเล็กทรอนิกส์ 1 ชิ้น

- ขนาด SSI (Small Scale Integration) จะมีตั้งแต่ 1 ถึง 10 เกท
- ขนาด MSI (medium scale integration) จะมีตั้งแต่ 10 ถึง 100 เกท
- ขนาด LSI (large scale integration) จะมีตั้งแต่ 100 ถึง 10,000 เกท
- ขนาด VLSI (Very large scale integration) จะมีตั้งแต่ 100,000 ถึง 10,000,000 เกท
- ขนาด ULSI (Ultra-Large Scale Integration) จะมีตั้งแต่ 1,000,000 เกทขึ้นไป

ส่วนมากใช้เรียกไอซีที่มีจำนวนเกทสูงมากในประเทศญี่ปุ่น

กระบวนการผลิต IC (มีมีขา)

DC Dicing คือกระบวนการนำแผ่น Wafer มาตัดออกเป็นตัว Chip

DB Die bond คือกระบวนการที่นำตัวชิพ ไปติดลงบนลิตเฟรมด้วยกาว

WB Wire bond คือกระบวนการเชื่อมลวดทองคำ จากวงจรมิติชิพไปสู่ขานองลิตเฟรม

MP Mold คือกระบวนการห่อหุ้มตัวชิพด้วย Resin หลังจากที่ได้ผ่านการเชื่อมลวดทองเรียบร้อยแล้ว

กระบวนการผลิต IC (ไม่มีมีขา)

DB Die bond คือกระบวนการที่นำตัวชิพ ไปติดลงบนลิตเฟรมด้วยกาว epoxy

WB Wire bond คือกระบวนการเชื่อมลวดทองคำ จากวงจรบนชิปไปสู่ลีดเฟรม

MO Mold คือกระบวนการห่อหุ้มตัวชิปด้วยพลาสติก หลังจากที่ได้ผ่านการเชื่อมลวดทองเรียบร้อยแล้ว

แหล่งข้อมูลอื่น <http://www.semiconfareast.com>

ไอซี 555

ไอซี 555 เบอร์ NE555 จาก Signetics ตัวถังสี่เหลี่ยม (DIP) บล็อกไดอะแกรม และตำแหน่งขาไอซี 555 (IC 555) เป็นวงจรรวม หรือวงจรเบ็ดเสร็จ ที่เรียกกันทั่วไปว่า ชิป ที่รู้จักกันดีในบรรดานักอิเล็กทรอนิกส์ ไอซีตัวนี้ได้รับการออกแบบ และประดิษฐ์โดยนักออกแบบชิปที่มีชื่อเสียง ชื่อนั้นคือนายฮันส์ อาร์ คาเมนซินด์ (Hans R. Camenzind) โดยเริ่มออกแบบเมื่อ พ.ศ. 2513 และแนะนำผลิตภัณฑ์ในปีถัดมา โดยบริษัทซิกเนติกส์ คอร์ปอเรชัน (Signetics Corporation) มีหมายเลขรุ่น SE555/NE555 และเรียกชื่อว่า "The IC Time Machine" มีการใช้อย่างกว้างขวาง ทั้งนี้เพราะสามารถใช้งานง่าย ราคาถูก มีเสถียรภาพที่ดี ในปัจจุบันนี้ บริษัทซัมซุงของเกาหลี สามารถผลิตได้ปีละกว่า 1 พันล้านตัว (ข้อมูล พ.ศ. 2546)

ไอซีไทมเมอร์ 555 นับเป็นวงจรรวมที่สามารถใช้งานได้หลากหลายและเป็นที่ยอมรับมากที่สุดตัวหนึ่งเท่าที่เคยผลิตมา ภายในตัวประกอบด้วยทรานซิสเตอร์ 23 ตัว, ไดโอด 2 ตัว และรีซิสเตอร์อีก 16 ตัว เรียงกันบนชิปซิลิกอนแผ่นเดียว โดยติดตั้งในตัวถัง 8 ขา แบบมินิ DIP (dual-in-line package) นอกจากนี้ยังมีการผลิตไอซี 556 ซึ่งเป็น DIP แบบ 14 ขา โดยอาศัยการรวมไอซี 555 จำนวน 2 ตัวบนชิปตัวเดียว ขณะที่ 558 เป็นไอซีอีกตัวหนึ่งที่พัฒนามาขึ้นจาก 555 เป็น DIP แบบ 16 ขา (quad) โดยรวมเอา 555 จำนวน 4 ตัว (โดยมีการปรับแต่งเล็กน้อย) มาไว้บนชิปตัวเดียว (DIS และ THR มีการเชื่อมต่อกันภายใน ส่วน TR นั้นมีค่าความไวที่ขอบแทนที่จะเป็นความไวทั้งระดับ) นอกจากนี้ยังมีรุ่นกำลังต่ำพิเศษ (ultra-low power) ของไอซี 555 นั่นคือ เบอร์ 7555 สำหรับไอซี 7555 นี้จะมีการเดินสายที่แตกต่างไปเล็กน้อย ทั้งยังมีการใช้กำลังไฟที่น้อยกว่า และอุปกรณ์ภายนอกน้อยกว่าด้วยไอซี 555 มีโหมดการทำงาน 3 โหมด ดังนี้

โมนอสเตเบิล (Monostable) ในโหมดนี้ การทำงานของ 555 จะเป็นแบบซิงเกิ้ลช็อต หรือวันช็อต (one-shot) โดยการสร้างสัญญาณครั้งเดียว ประยุกต์การใช้งานสำหรับการนับเวลา การตรวจสอบพัลส์ สวิตช์สัมผัส ฯลฯ

อะสเตเบิล (Astable) ในโหมดนี้ การทำงานจะเป็นออสซิลเลเตอร์ การใช้งาน ได้แก่ ทำไฟกระพริบ, กำเนิดพัลส์, กำเนิดเสียง, เตือนภัย ฯลฯ

ไบสเตเบิล (Bistable) ในโหมดนี้ ไอซี 555 สามารถทำงานเป็นฟลิปฟล็อป (flip-flop) ถ้าไม่ต่อขา DIS และไม่ใช้คาปาซิเตอร์ ใช้เป็นสวิตช์ bouncefree latched switches เป็นต้น

ออปแอมป์ (OPERATION AMPLIFIER) เป็นอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ที่มีคุณสมบัติในการนำเอา

มาประยุกต์ใช้งานเป็นวงจรขยายสัญญาณทางไฟฟ้า ที่มีความหลากหลายเช่น วงจร Inverting Amplifier, วงจร Noninverting

Amplifier, วงจร Differential Amplifier, วงจร Voltage follower, วงจร Filter และวงจร Oscillator เป็นต้น

เนื้อหาวิชาเรียน (แหล่งที่มา <http://opamp.awardspace.com>)

บทที่ 1 ออปแอมป์

บทที่ 2 วงจรพื้นฐานของออปแอมป์

บทที่ 3 การแปลงสัญญาณของออปแอมป์

บทที่ 4 วงจรกำเนิดสัญญาณโดยใช้ออปแอมป์

บทที่ 5 วงจรประยุกต์ใช้งานของออปแอมป์

เนื้อหาวิชาเรียนบทที่ 1

1.1 คุณสมบัติทั่วไปของออปแอมป์

1.2 สัญลักษณ์และชนิดตัวถังของออปแอมป์

1.3 ลักษณะการทำงานของออปแอมป์

1.4 คุณสมบัติและค่าพารามิเตอร์ของออปแอมป์

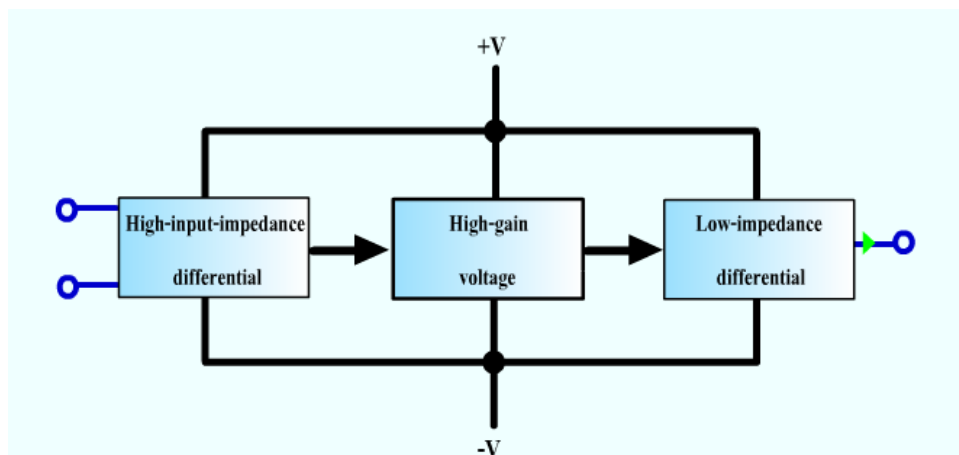
1.5 ข้อควรคำนึงถึงการต่อใช้งานของออปแอมป์

1.1 คุณสมบัติทั่วไปของออปแอมป์

คุณสมบัติทั่วไปของออปแอมป์

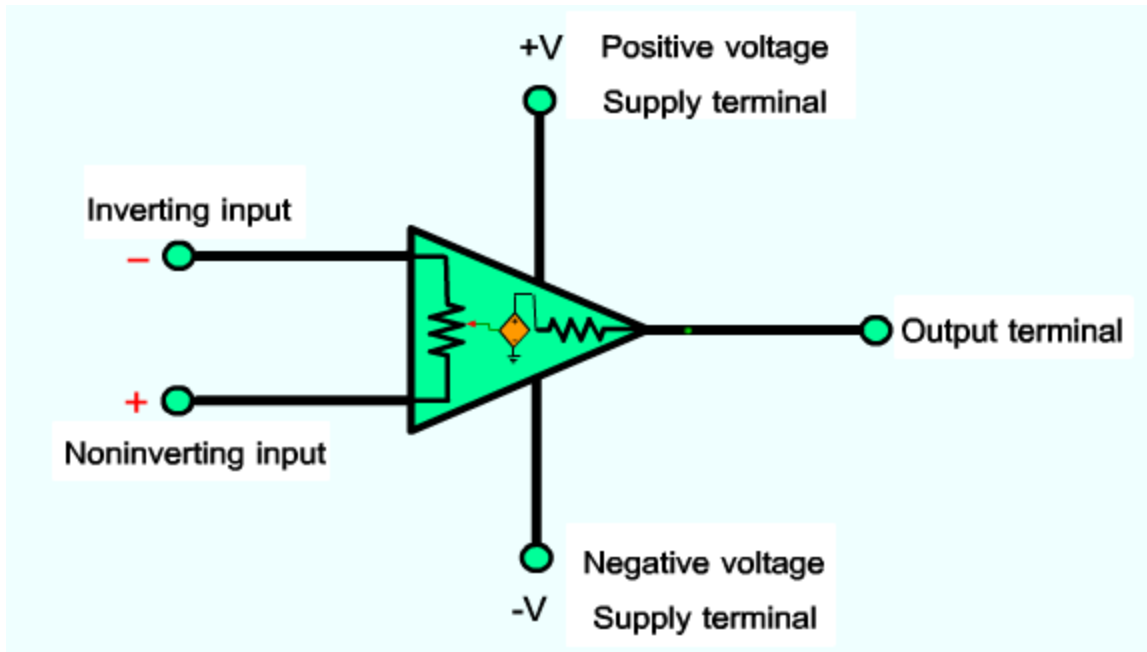
โดยทั่วไปแล้วเราสามารถกล่าวได้ว่า ไอซีออปแอมป์ คือ อุปกรณ์โซลิดสเตต (Solid State) ชนิดหนึ่ง ซึ่งสามารถตรวจวัดระดับสัญญาณไฟตรง และไฟสลับได้ และยังสามารถนำไปใช้งานในวงจรขยายสัญญาณได้อีกด้วย ไอซีออปแอมป์พื้นฐานจะต้องประกอบด้วยวงจรภายในภาคต่างๆ ดังนี้ คือ

1. ดิฟเฟอเรนเชียลแอมป์ หรือ วงจรขยายผลต่าง (Differential Amplifier) ที่อินพุตอินพุทแอมป์สูงมาก
2. วงจรขยายแรงดันซึ่งมีอัตราขยายสูงมาก
3. วงจรขยายสัญญาณภาคเอาต์พุทที่มีเอาต์พุทอินพุทแอมป์ต่ำมาก



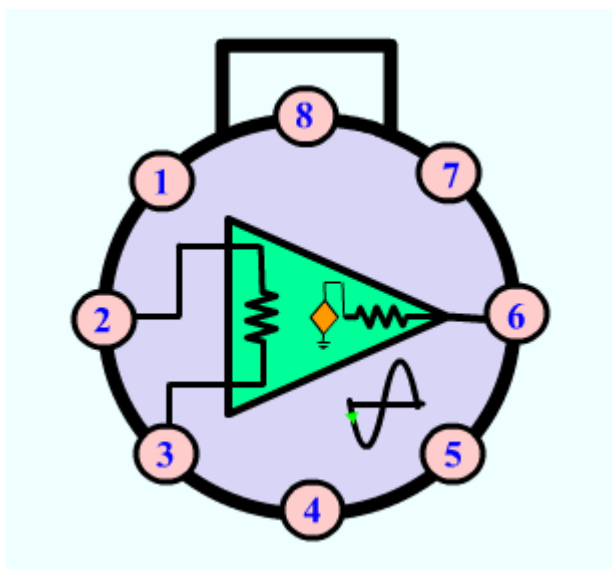
1.2 สัญลักษณ์และชนิดตัวถังของออปแอมป์

1.2.1 สัญลักษณ์ทั่วไปของออปแอมป์ ซึ่งประกอบด้วย ขั้วอินพุต 2 ขั้ว ขั้วสำหรับจ่ายแรงดันไฟ 2 ขั้ว ขั้วเอาต์พุต 1 ขั้ว และขั้วสำหรับปรับออฟเซ็ท หรือการชดเชยความถี่อีก 2 ขั้ว

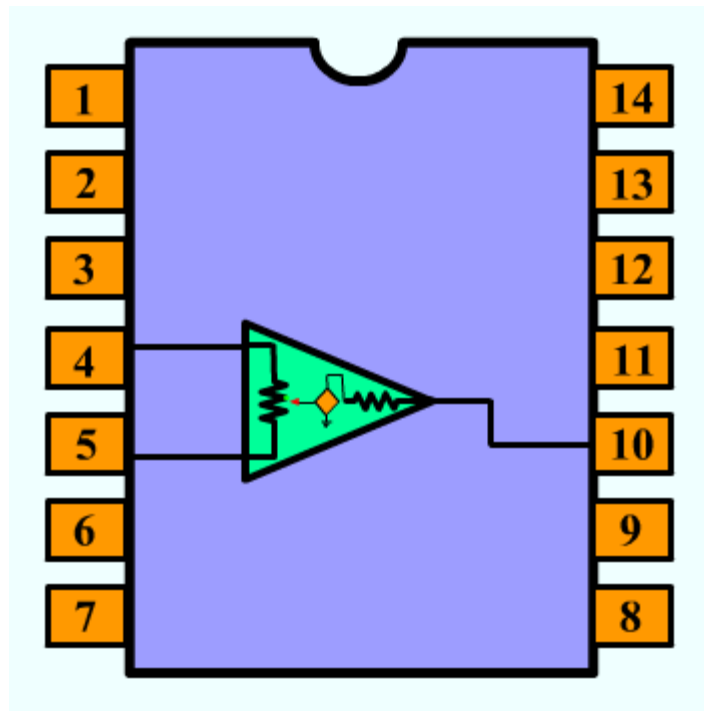


ขั้วอินพุตทั้งสองของออปแอมป์มีลักษณะต่างกันดังนี้ คือ สำหรับขั้วลบ เมื่อป้อนไฟตรงหรือไฟสลับเข้าไปที่ขั้วบวกต่อจุดอ้างอิงจุดหนึ่ง สัญญาณที่ออกมาจะกลับเฟส 180 องศา ส่วนการป้อนสัญญาณที่ขั้วบวก เอาต์พุตที่มีเฟสตรงกับอินพุต ดังนั้นจึงกล่าวได้ว่าเครื่องหมายที่อินพุต คือ การแสดงเฟสของเอาต์พุตเทียบกับอินพุต ส่วนขั้วสำหรับปรับออฟเซ็ท หรือการชดเชยความถี่นั้น โดยมากมักจะไม่มีถูกแสดง ในวงจรทั่วไป

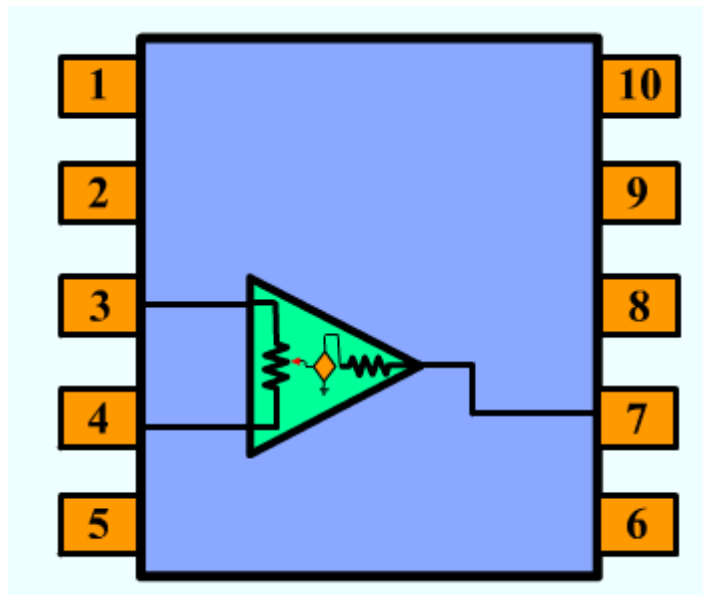
1.2.2 ชนิดของตัวถัง ให้ออฟเซ็ท (Type of Case) โดยปกติตัวถังของออปแอมป์จะสร้างด้วยกัน 3 แบบ
1 แบบที่โอ-5 (TO-5) จะสร้างเป็นแบบ 8 ขั้ว, 10 ขั้ว และ 12 ขั้ว



2 แบบ ดวล-อิน-ไลท์-แพคเกจ (dual-in-line-package) หรือมีชื่อเรียกย่อว่าแบบดิฟ (Dip) จะสร้างเป็นแบบ 8 ขั้วกับ 14 ขั้ว



3 แบบแฟลต แพคเกจ (Flat package) จะสร้างเป็นแบบ 10 ขั้วเท่านั้น

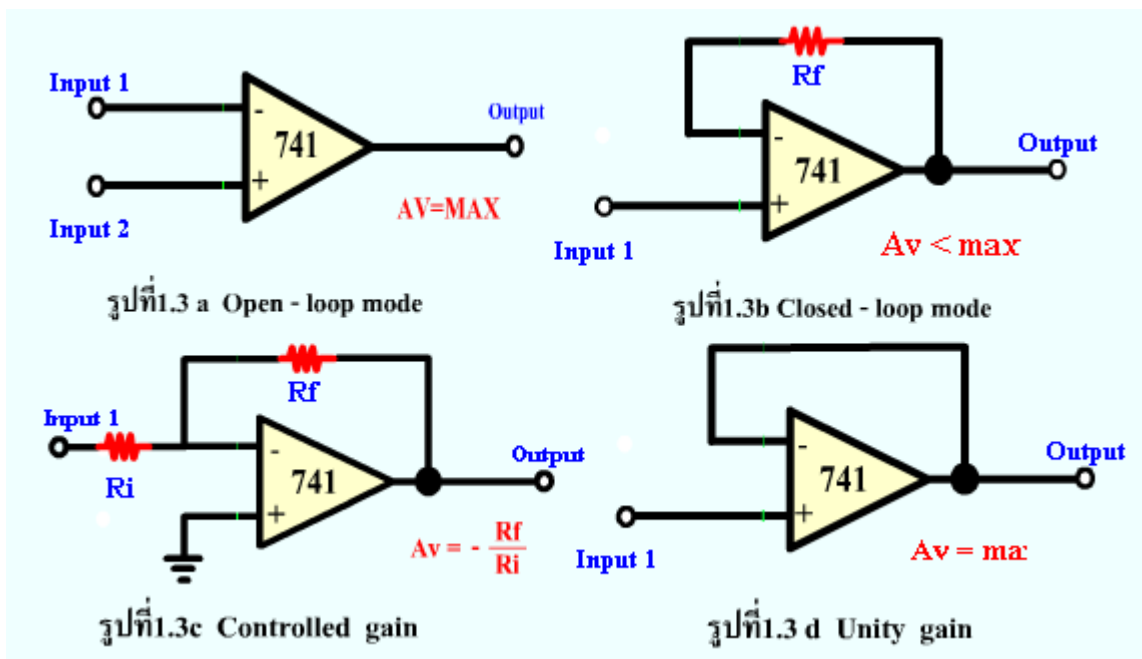


1.3 ลักษณะการทำงานของออปแอมป์

ลักษณะการทำงานของออปแอมป์

ออปแอมป์ในอุดมคติจะมีอัตราขยายเป็นอนันต์ แต่ในทางปฏิบัติอัตราขยายอาจจะมีค่าสูงสุดเพียง 10,000 หรือ 1,000,000 เท่านั้น ซึ่งเรียกว่า อัตราขยายขณะเปิดลูป (A_v) ดังรูปที่ 1.3a ในขณะที่เกิดความแตกต่างของแรงดันเพียงเล็กน้อยระหว่างขั้วอินพุตทั้งสอง เอาท์พุทจะสามารถให้สัญญาณสูงขึ้นหลายเท่า (ตามค่าของอัตราขยาย A_v) หากแต่จะถูกจำกัดด้วยขนาดของแหล่งจ่ายไฟเลี้ยงที่เราป้อนแก่ออปแอมป์ด้วย แต่ถึงเช่นนั้นก็ดี เอาท์พุทก็จะสามารถมีค่าสูงสุดเท่ากับแรงดันจากแหล่งจ่ายไฟเลี้ยงได้จริง ทำให้แรงดันเอาท์พุทสูงสุดอาจมีค่าถึง 90 % ของแรงดันจากแหล่งจ่ายไฟเท่านั้น

จากคุณสมบัติข้างต้น เราสามารถนำออปแอมป์ไปใช้งานเป็นคอมพาราเตอร์ (Comparator) หรือวงจรเปรียบเทียบแรงดันได้ โดยเอาท์พุทจะเปลี่ยนทันทีเมื่อมีความแตกต่างของแรงดันที่เกิดขึ้นระหว่างขั้วอินพุตของออปแอมป์แต่ทว่าการทำงานของออปแอมป์ยังไม่สิ้นสุดเพียงเท่านั้น นอกจากนี้จะพบว่าการใช้ออปแอมป์ในลักษณะของลูปปิด (มีการป้อนกลับ) จะทำให้ออปแอมป์มีประโยชน์สูงมากขึ้น ดังรูปที่ 1.3b การป้อนกลับในรูปที่ 1.3b ใช้ตัวต้านทาน R_f เพียง ตัวเดียวซึ่งมีผลให้วงจรเสถียรภาพสูงขึ้น และมีสัญญาณรบกวนน้อยลง ในขณะที่เดียวกัน อัตราขยายแรงดันจะลดลงด้วย



วงจรในรูป 1.3c แสดงการใช้ออปแอมป์โดยมีการป้อนสัญญาณเอาท์พุทกลับมายังอินพุต นอกจากนี้ยังสามารถควบคุมอัตราขยายแรงดัน (ในขณะเปิดลูป) ได้โดยอาศัยตัวต้านทาน 2 ตัวเท่านั้นทำให้อัตราขยายแรงดัน โดยที่เครื่องหมายลบแสดงถึงการกลับเฟสของเอาท์พุทเทียบกับอินพุต ส่วนวงจรที่ 1.3d แสดงการป้อนกลับในกรณีที่มี $A_v = 1$ คุณสมบัติที่ได้กล่าวมาทั้งหมดนี้ คือ คุณสมบัติทั่วไปของ ออปแอมป์ที่จะนำไปใช้งานในบทต่อไป และนอกจากนี้ คุณสมบัติอีกประการหนึ่งที่ควรศึกษา คือ เรื่องความสัมพันธ์ของขั้วต่างๆ ระหว่างอินพุตและเอาท์พุทของออปแอมป์ ซึ่งสรุปได้ดังนี้

1. ถ้าขั้ว - มีศักดาเป็นบวกสูงกว่าขั้ว + , เอาท์พุทเป็น -
2. ถ้าขั้ว - มีศักดาเป็นบวกต่ำกว่าขั้ว + , เอาท์พุทเป็น +

1.4 คุณสมบัติและค่าพารามิเตอร์ของออปแอมป์

คุณสมบัติและค่าพารามิเตอร์ของออปแอมป์

อินพุตอิมพีแดนซ์ในทางอุดมคติควรมีค่าเท่ากับอนันต์ แต่ในความเป็นจริง อินพุตอิมพีแดนซ์จะมีค่าประมาณ 1 MW ($1 \times 10^6 \text{ W}$) ค่าอินพุตอิมพีแดนซ์นี้ยิ่งมีค่ามากขึ้นเท่าใด ออปแอมป์ตัวนั้นก็สามารถที่จะทำงาน ได้ดียิ่งขึ้น นอกจากนี้เมื่อนำออปแอมป์ไปใช้งานจริงในย่านความถี่สูงควรระวังผลจากอินพุตคาปาซิแตนซ์ของวงจรถ่วง ซึ่งมักมีค่าประมาณ 2 pF ($2 \times 10^{-12} \text{ F}$) เมื่อขั้วอินพุตต่ออยู่กับกราวด์

เอาต์พุตอิมพีแดนซ์ ออปแอมป์ในอุดมคติจะมีเอาต์พุตอิมพีแดนซ์เป็นศูนย์ แต่ในความเป็นจริง ค่านี้อาจมีได้ตั้งแต่ 25 ถึงหลายพันโอห์มขึ้นไป แต่อย่างไรก็ตาม เรามักสมมุติให้เอาต์พุตอิมพีแดนซ์ในวงจรมีค่าเป็นศูนย์ เพื่อง่ายต่อการคำนวณและวิเคราะห์จากคุณสมบัติของออปแอมป์ที่มีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง และมีเอาต์พุตอิมพีแดนซ์ต่ำ ออปแอมป์จึงเปรียบเสมือนเป็นอุปกรณ์ซึ่งมีคุณสมบัติเป็นอิมพีแดนซ์แมทชิ่ง (Impedance matching) ที่ดีตัวหนึ่ง

กระแสไบอัสด้านอินพุตเนื่องจากอินพุตอิมพีแดนซ์ของออปแอมป์ไม่เป็นอนันต์ ดังนั้นจึงมีกระแสค่าน้อยๆ (มีหน่วยเป็น นาโน n (10^{-9}) ถึง ไมโคร μ (10^{-6}) แอมแปร์) ไหลผ่านขั้วอินพุตทั้งสอง ซึ่งค่าเฉลี่ยของกระแสดังกล่าวถูกเรียกว่าเป็น “กระแสไบอัสด้านอินพุต” กระแสจะก่อให้เกิดความไม่สมดุลในวงจรรายใน ซึ่งจะเป็ผลกระทบทต่อภาคเอาต์พุตด้วย ดังนั้น กระแสนี้ควรถูกจำกัดให้มีค่าต่ำสุด (อาจทำได้โดยการใช้ออปแอมป์ที่มีอินพุตเป็น FET)

แรงดันออฟเซต (OFFSET) ที่เอาต์พุตแรงดันออฟเซตที่เอาต์พุตเกิดขึ้นจากกระแสไบอัสด้านอินพุต ซึ่งในทางอุดมคติเมื่อแรงดันอินพุตระหว่างขั้วทั้งสองมีค่าเท่ากัน แรงดันที่เอาต์พุตควรเป็นศูนย์ แต่โดยทั่วไปมักไม่เป็นเช่นนั้น คือ มักมีแรงดันค่าหนึ่งปรากฏที่เอาต์พุตขณะที่อินพุตเป็นศูนย์ ซึ่งเราสามารถแก้ไขได้โดย การป้อนแรงดัน หรือกระแสออฟเซตที่อินพุตแล้วปรับจนได้ V_{out} มีค่าเท่ากับ 0 โวลต์กระแสออฟเซตที่อินพุตในการปรับแรงดันออฟเซตที่เอาต์พุตให้มีค่าเป็นศูนย์ กระแสอินพุตทั้งสองขั้วควรมีค่าเท่ากัน แต่ในทางปฏิบัติ จะพบว่าเราต้องการจ่ายกระแสให้แก่อินพุตขั้วหนึ่งมากกว่าอีกขั้วหนึ่งเสมอ เพื่อให้ค่าแรงดันเอาต์พุตมีค่าเป็นศูนย์ ซึ่งกระแสออฟเซตอาจจะมีค่าประมาณ 20 mA

แรงดันออฟเซตที่อินพุตในอุดมคติแรงดันเอาต์พุตจะมีค่าเท่ากับศูนย์ก็ต่อเมื่อ แรงดันระหว่างขั้วอินพุตมีค่าเป็นศูนย์เช่นกัน แต่ในทางปฏิบัติ ความไม่สมดุลภายในวงจรมักเป็นตัวที่เราต้องป้อนแรงดันค่าหนึ่งแก่อินพุตใดๆ เสมอ เพื่อให้ค่าแรงดันเอาต์พุตเป็นศูนย์

1.5 ข้อควรคำนึงถึงการต่อใช้งานของออปแอมป์

ข้อควรคำนึงถึงการต่อใช้งานของออปแอมป์ ค่าใช้งานต่างๆ ที่ควรเข้าใจในการนำไอซีออปแอมป์ไปใช้งานผู้ใช้ควรศึกษาดำเนินการของบริษัทผู้ผลิตให้ละเอียดเสียก่อนเพื่อป้องกันออปแอมป์ชำรุด หรือเสียหาย ค่าต่างๆที่ควรรู้ ได้แก่

ก. แรงดันจากแหล่งจ่ายไฟเลี้ยง ?V (Supply Voltage)

ข. กำลังสูญเสียในตัว ไอซี (Power Dissipation) ซึ่งแสดงกำลังสูงสุดที่อุปกรณ์สามารถปลดปล่อยออกมาโดยที่อุณหภูมิไม่สูง จนทำให้ไอซีพัง

ค. แรงดันสูงสุดระหว่างขั้วอินพุต (Differential Input Voltage)

ง. แรงดันสูงสุดที่อินพุตแต่ละขั้ว (Input Voltage)

จ. ความสามารถในการทนภาวะลัดวงจรที่เอาต์พุต (Output Short – Circuit Duration)

จ. อุณหภูมิที่ใช้งาน (Operating Temperature)

ข. อุณหภูมิที่ใช้เก็บอุปกรณ์ (Storage - Temperature)

ณ. อุณหภูมิของขาอุปกรณ์ (Lead Temperature) แสดงอุณหภูมิที่ไอซี สามารถทนได้ในขณะที่ถูกบัดกรี

เนื้อหาวิชาเรียนบทที่ 2

2.1 วงจรเปรียบเทียบแรงดัน

2.2 วงจรตรวจจับสัญญาณไชน์

2.3 วงจรเปรียบเทียบเฟสของสัญญาณ

2.4 วงจรตรวจจับแรงดัน

2.5 วงจรตามแรงดัน

2.6 วงจรขยายกลับเฟส

2.7 วงจรไม่ขยายกลับเฟส

2.8 วงจรบวกแรงดัน

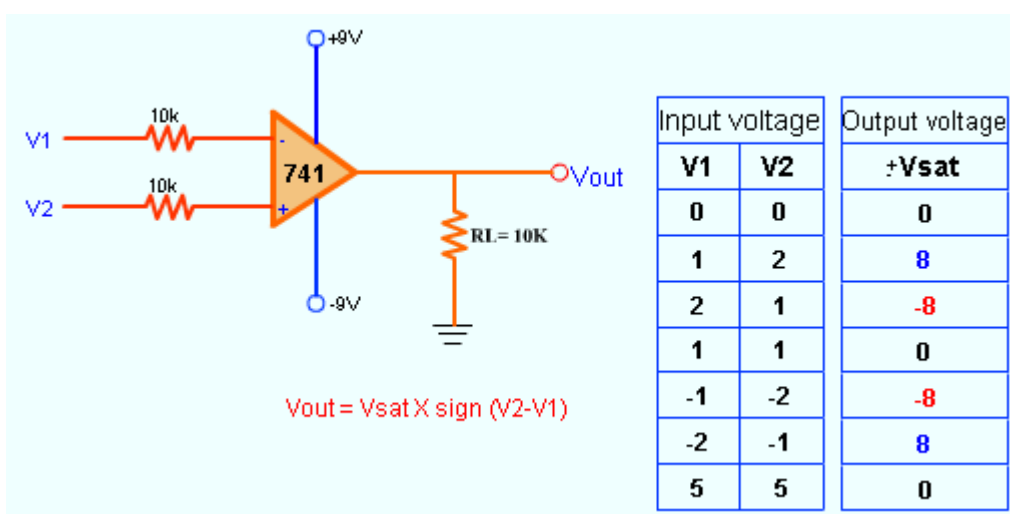
2.9 วงจรลบแรงดัน

2.10 วงจรแปลง คิจิตอล เป็น อะนาล็อก

2.11 วงจรแปลง อะนาล็อก เป็น คิจิตอล

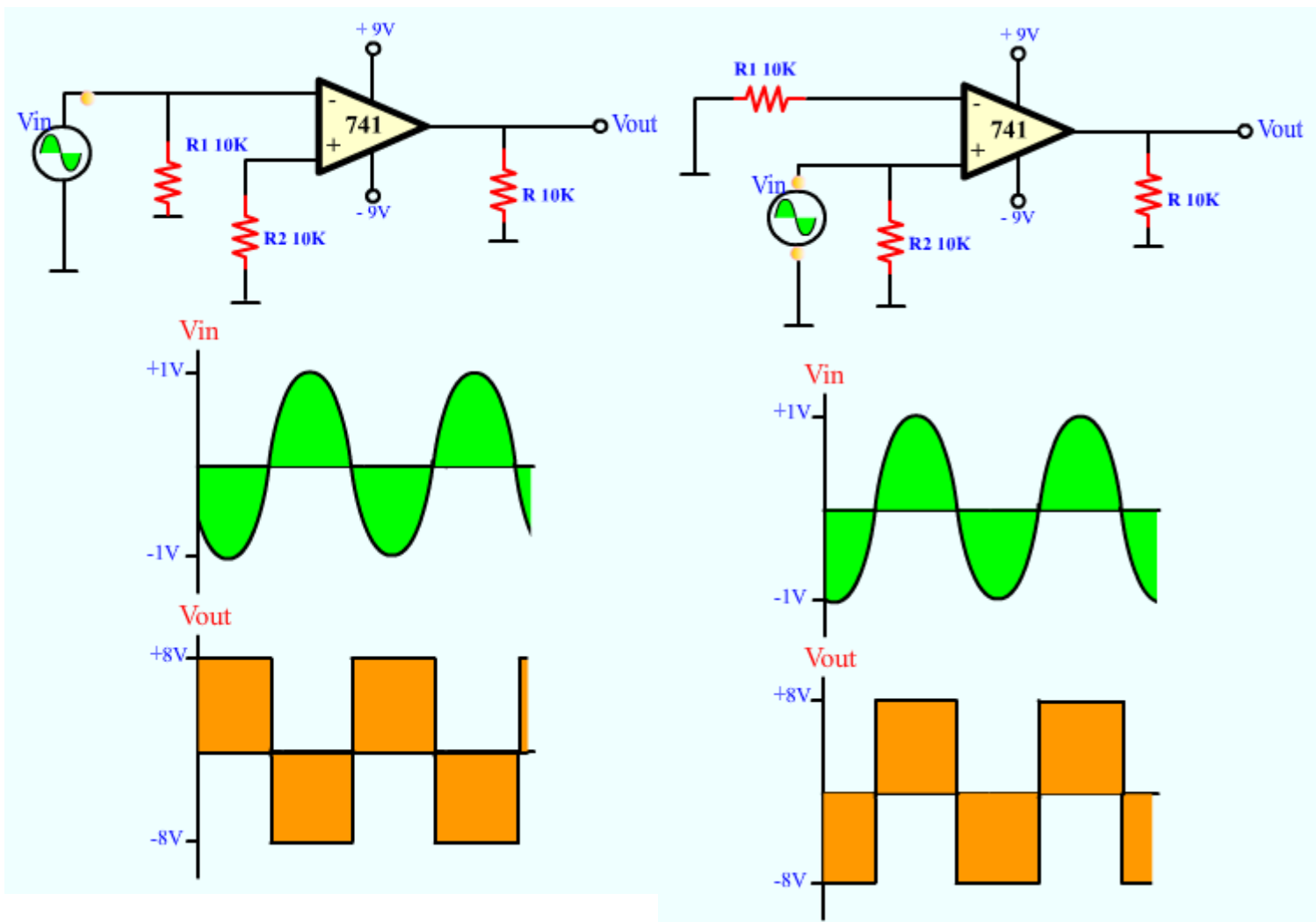
2.1 วงจรเปรียบเทียบแรงดัน (คอมพาราเตอร์)

วงจรเปรียบเทียบแรงดัน (คอมพาราเตอร์) การทำงานเป็นคอมพาราเตอร์ในขณะเปิดดูป็นั้น ออปแอมป์จะสามารถเปรียบเทียบระดับสัญญาณระหว่างขั้วอินพุตทั้งสองได้ค่อนข้างแม่นยำ โดยใช้หลักเรื่องความสัมพันธ์ระหว่างขั้วอินพุตที่ได้กล่าวมาแล้วในบทที่ 1 ซึ่งอธิบายได้ว่า เมื่อแรงดันที่ขั้วลบมีค่าเป็นบวกสูงกว่าแรงดันอินพุตที่ขั้วบวกสัญญาณที่เอาต์พุตจะเป็นลบ และเมื่อแรงดันที่ขั้วลบมีค่าเป็นบวกต่ำกว่าแรงดันอินพุตที่ขั้วบวกสัญญาณที่เอาต์พุตจะเป็นบวก เอาต์พุตจะมีขนาดเกือบเท่ากับ V_{cc} จากแหล่งจ่ายไฟ ดังตัวอย่างในรูป 2.1



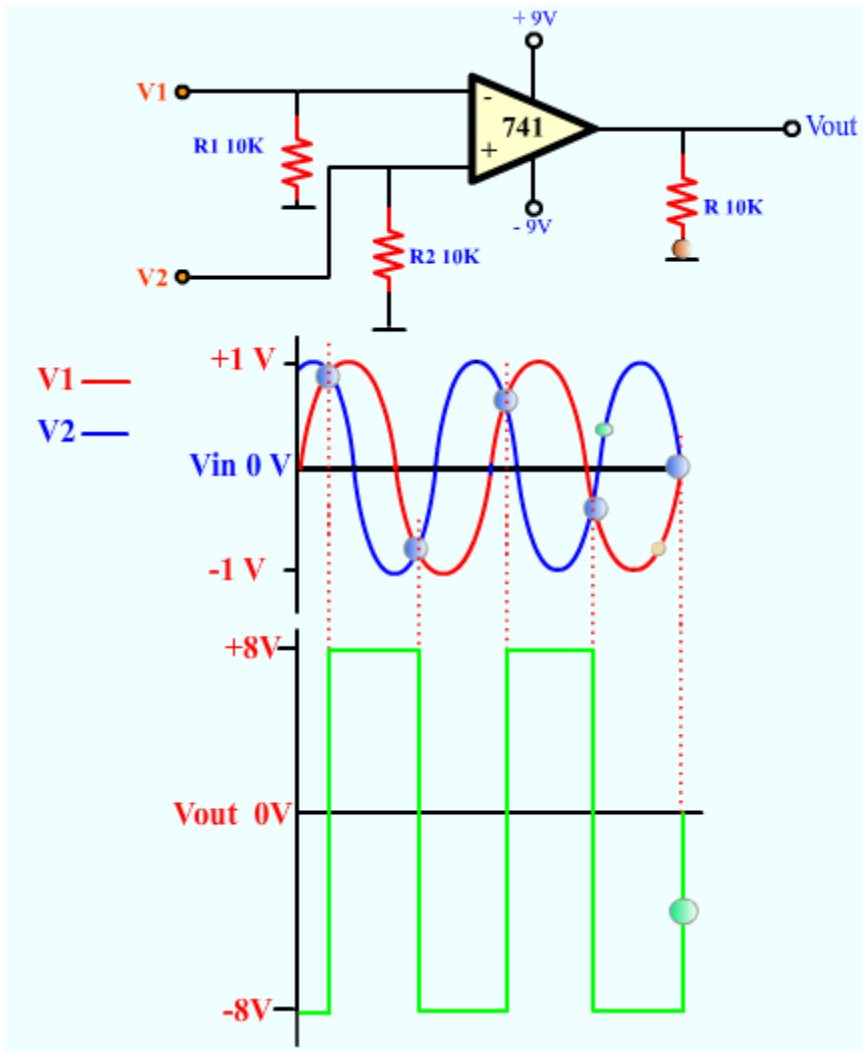
2.2 การตรวจวัดสัญญาณรูปไซน์

การตรวจวัดสัญญาณรูปไซน์ จากคุณสมบัติของคอมพิวเตอร์ เราสามารถนำอปแอมป์มาประยุกต์ใช้เป็นตัวตรวจวัดแรงดันของสัญญาณที่เปลี่ยนไป โดยให้แรงดันที่ขั้วอินพุตขั้วหนึ่งเป็นจุดอ้างอิง ดังนั้น เมื่อใดก็ตามแรงดันที่ป้อนให้แก่วงจรอีกขั้วหนึ่งมีค่าเปลี่ยนแปลงไป แรงดันที่เอาต์พุตก็จะเปลี่ยนตามไปด้วย ซึ่งแสดงในรูป 2.2a โดยให้แรงดันที่อ้างอิงเท่ากับศูนย์ที่ขั้วบวกของอินพุต ดังนั้น เมื่อแรงดันอินพุตที่ขั้วลบมีค่าสูงกว่าศูนย์แรงดันที่เอาต์พุตจะมีขนาดเป็น $-V_{cc}$ และ $+V_{cc}$ เมื่อแรงดันลดต่ำกว่าศูนย์จากวงจรในรูปที่ 2.2a จะพบว่าเฟสของสัญญาณอินพุตและเอาต์พุตจะมีค่าตรงกันข้ามเสมอ (เมื่อขนาดของสัญญาณเข้ามีค่าสูงสุด สัญญาณเอาต์พุตจะมีขนาดต่ำสุด) ดังนั้น ในกรณีที่เราต้องการให้อินพุตและเอาต์พุตมีเฟสของสัญญาณตรงกัน เราสามารถสลับการทำงานของขั้วอินพุตได้ดังรูปที่ 2.2b โดยเปลี่ยนให้ขั้วลบทำหน้าที่เป็นแรงดันอ้างอิงแทน



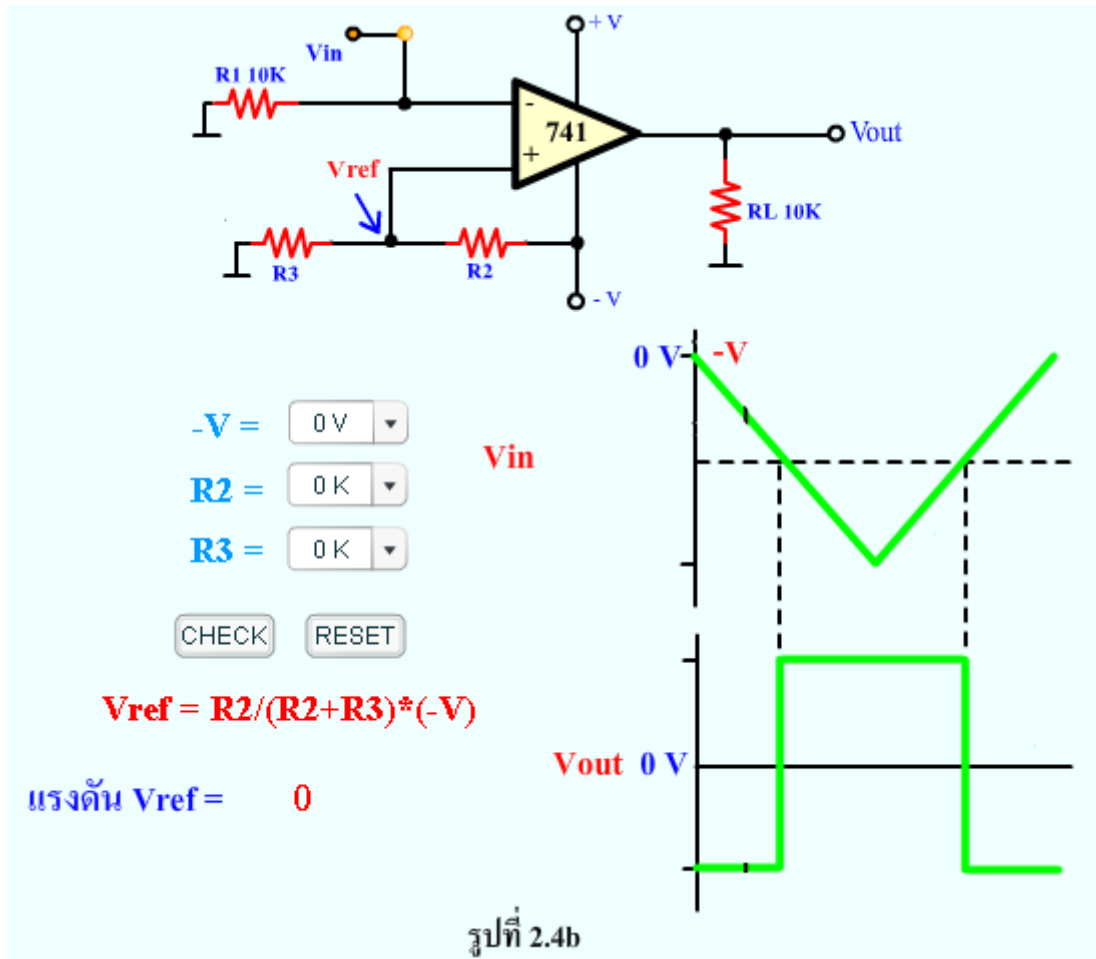
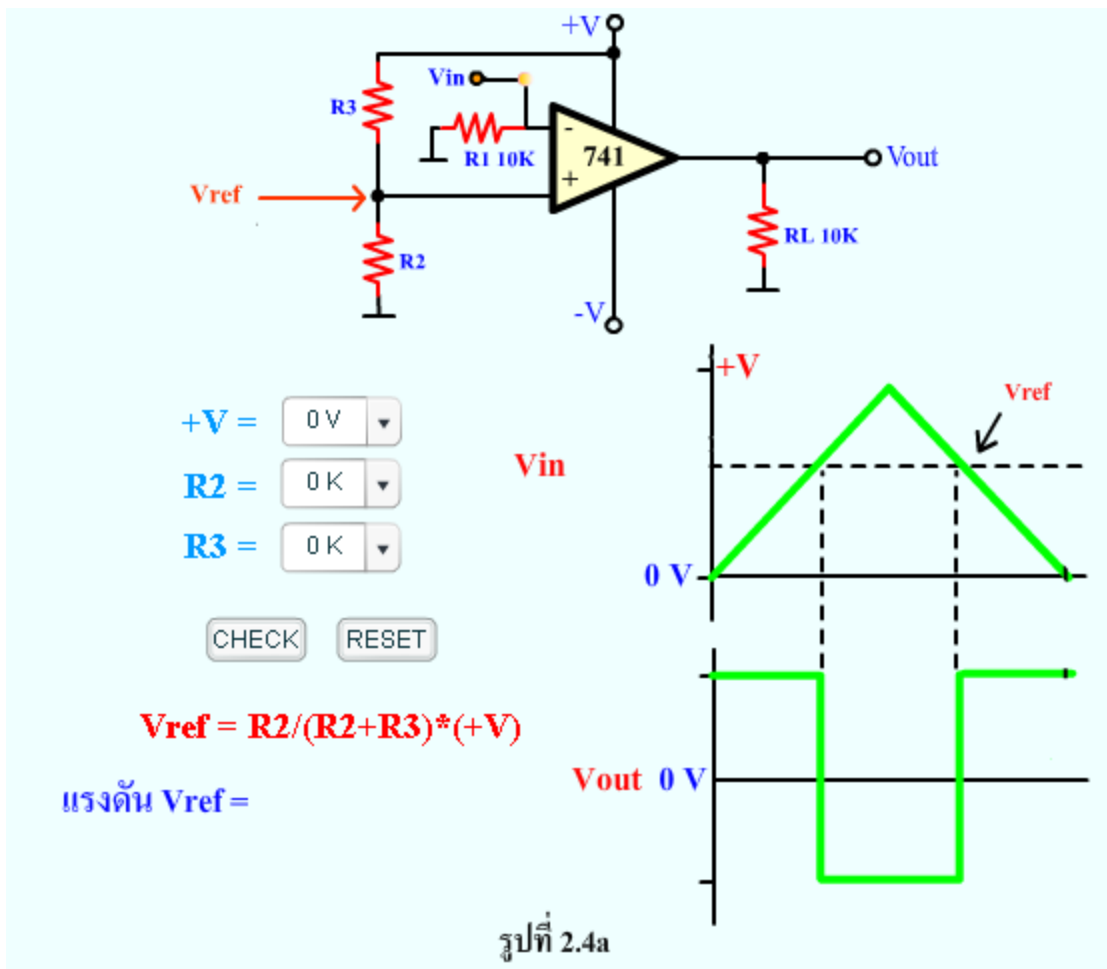
2.3 วงจรเปรียบเทียบเฟสของสัญญาณ

วงจรเปรียบเทียบเฟสของสัญญาณ วงจรคอมพาราเตอร์อาจถูกใช้เป็นวงจรเปรียบเทียบเฟสของสัญญาณสองตัว ซึ่งแต่ละตัวก็อาจมีความถี่ที่ไม่แน่นอน นั่นคือ มีการเปลี่ยนแปลงตลอดเวลา ดังนั้น เมื่อใดก็ตามที่เฟสและขนาดของสัญญาณอินพุตทั้งสองตรงกัน เอาท์พุทของออปแอมป์จะมีค่าเป็นศูนย์ทันที ดังรูปที่ 2.3



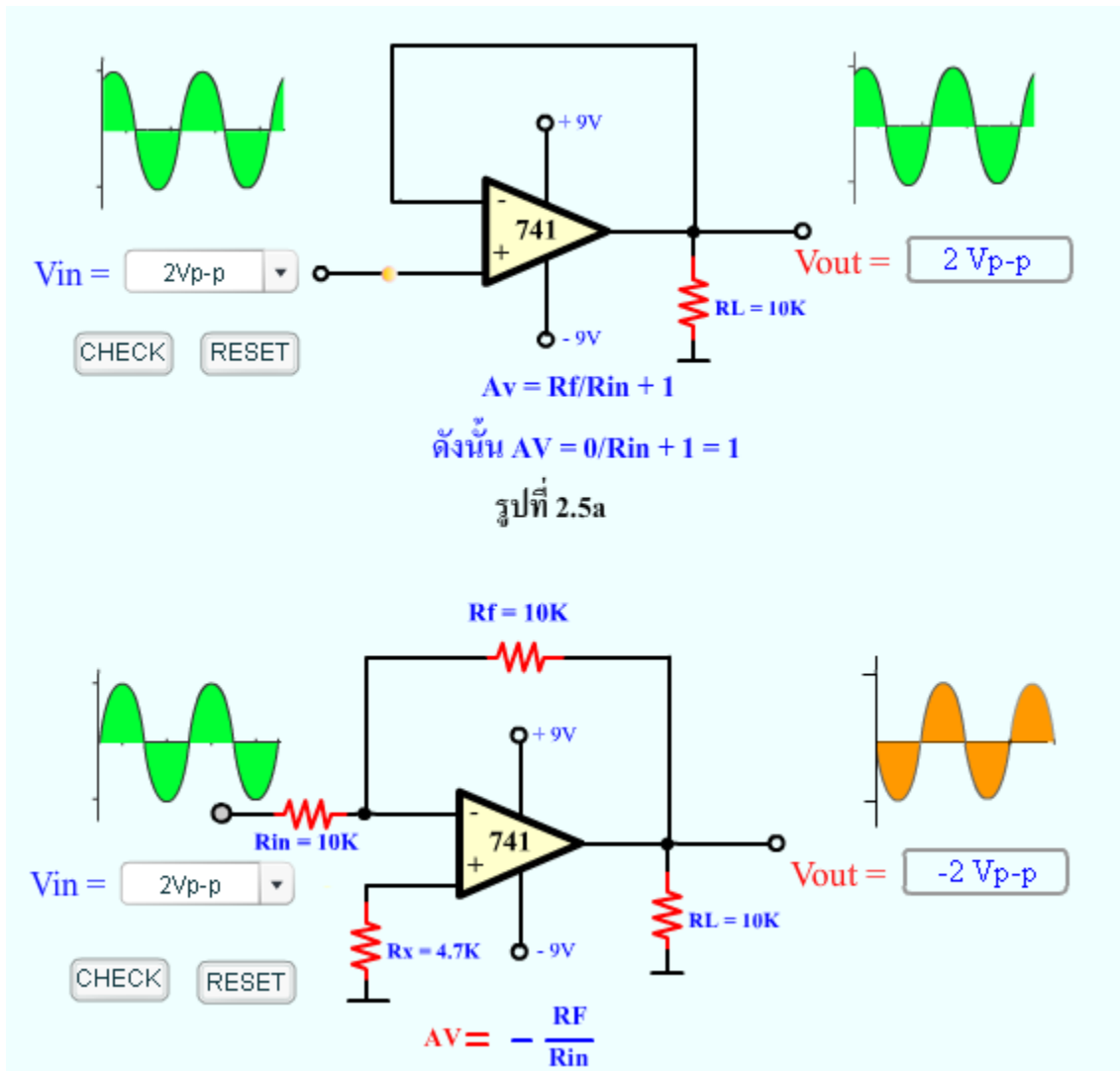
2.4 วงจรตรวจจับแรงดัน

วงจรตรวจจับแรงดัน เราสามารถใช้วงจรคอมพาราเตอร์ สำหรับตรวจวัดระดับสัญญาณว่ามีค่าเท่ากับแรงดันอ้างอิงหรือยัง โดยใช้หลักการเช่นเดียวกับการที่ได้ศึกษามา ต่างกันเพียงการป้อนแรงดันอ้างอิงเท่านั้นแทนที่จะป้อนศักดากราวด์เช่นเดิม โดยที่แรงดันอ้างอิง (V_{ref}) = $R_2 / (R_2 + R_3) * (+V)$ ในกรณีที่ป้อนแรงดันอ้างอิงที่ขั้วบวก และป้อนสัญญาณที่ต้องการจะวัด ณ ขั้วอินพุทลบ ดังนั้น สัญญาณที่เอาท์พุทจึงมีลักษณะกลับเฟสอินพุท 180° ดังแสดงในรูป 2.4a ส่วนรูปที่ 2.4b เป็นการตรวจจับระดับสัญญาณอ้างอิงที่เป็นลบ



2.5 วงจรตามแรงดัน

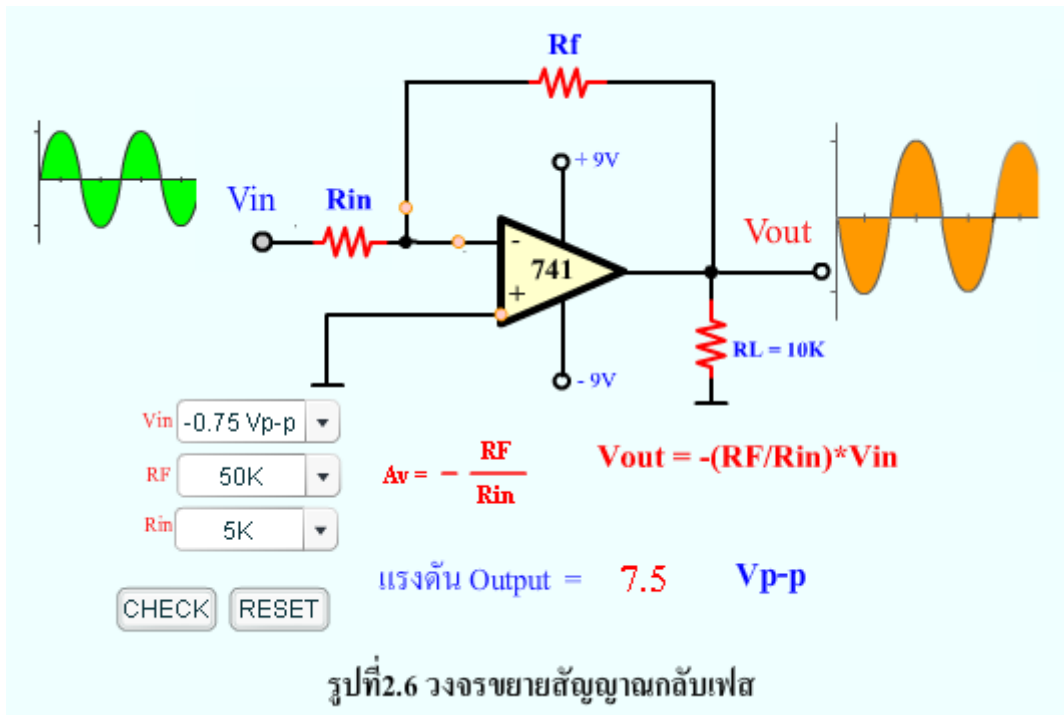
วงจรตามแรงดัน ในบางครั้ง เราอาจต้องการวงจรออปแอมป์ซึ่งให้อัตราขยายเท่ากับหนึ่ง เพื่อนำไปใช้เป็นบัฟเฟอร์ ในกรณีนี้สามารถใช้วงจรมอนอินเวอร์ตหรือชนิตอินเวอร์ตก็ได้ ดังรูป 2.5 a และรูป 2.5 b ตามลำดับ ซึ่งจะสามารถอธิบายได้ดังนี้ จากรูปที่ 2.5(a) เมื่อ RF มีค่าเป็นศูนย์ อัตราขยายแรงดันจะมีค่าเป็น 1 เท่า เมื่อป้อนอินพุตเข้ามาเท่าไรก็ตามเอาต์พุตจะได้เท่ากับอินพุต ส่วนในรูปที่ 2.5(b) เมื่อป้อนอินพุตเข้ามาเท่าไรก็ตามเอาต์พุตจะได้ตรงข้ามกับอินพุต



2.6 วงจรขยายสัญญาณกลับเฟส

โดยทั่วไปวงจรขยายจะหมายถึงวงจรที่เปลี่ยนสัญญาณอินพุตน้อยๆ มาเป็นสัญญาณเอาต์พุตที่มีขนาดสูงกว่าเดิมซึ่งสัญญาณที่ว่าอาจเป็นได้ทั้งแรงดันหรือกระแส ในลักษณะเดียวกันวงจรขยาย ของออปแอมป์ก็คือวงจรที่มีอัตราการขยายแรงดันสูงมาก และยังมีลักษณะของการขยายเป็นเส้นตรง นั่นคือ อัตราส่วนระหว่างเอาต์พุตต่ออินพุตจะคงที่เสมอ (ในทางอุดมคติ) และนอกจากนี้เรายังสามารถควบคุมอัตราขยายของออปแอมป์ได้โดยใช้อุปกรณ์ภายนอกเพียงไม่กี่ตัวดังที่ได้อธิบายมาแล้ว

รูปที่ 2.6 แสดงวงจรรขยายกลับเฟสแบบมาตรฐาน ซึ่งวิธีที่ใช้เป็นแบบลูปปิด เรียกว่า ‘การป้อนกลับแบบลบ’ โดยนำเอาที่พุทซึ่งกลับเฟสกับอินพุทมาป้อนที่จุดอินพุทอีกที ผลก็คือ วงจรภายในออปแอมป์จะพยายามปรับเอาที่พุทจนกระทั่งความต่างศักย์ระหว่างอินพุทมีค่าเข้าใกล้ศูนย์ (แต่ต้องเข้าใจว่า แรงดันระหว่างขั้วอินพุทจะต้องไม่เท่ากับศูนย์พอดี มิฉะนั้นเอาที่พุทก็จะเท่ากับศูนย์โวลต์ด้วย กล่าวคือ ผลต่างระหว่าง V_{in} และบางส่วนของ V_{out} ที่ขั้วอินพุทลบบมีค่าต่ำพอที่จะทำให้เกิดแรงดันเอาที่พุทได้พอดีเท่านั้น) จากสมการของอัตราขยายแรงดัน $A_V : V_{out} / V_{in}$ เราสามารถพิสูจน์ให้เห็นว่า ค่าขยายแรงดัน A_V ของออปแอมป์เมื่อใช้ในโหมดของลูปปิด จะสามารถหาได้ด้วยสมการ $A_V = - (R_F/R_{in})$



2.7 วงจรรขยายสัญญาณไม่กลับเฟส

วงจรรขยายไม่กลับเฟสหรือนอนอินเวอร์ตติ้งแอมป์ จะแตกต่างกับอินเวอร์ตติ้งแอมป์ในแง่ของอัตราขยายและเฟสของเอาที่พุท แต่อย่างไรก็ตามอัตราขยายแรงดันของวงจรมอนอินเวอร์ตติ้งก็ยังคงถูกควบคุมจากอุปกรณ์ภายนอกเช่นเดิม โดยเราจะวิเคราะห์วงจรเพื่อหาค่าขยายสำหรับวงจรชนิดนี้

รูปที่ 2.7 แรงดันอินพุทจะถูกป้อนเข้าที่ขั้วบวก (ในขณะที่สัญญาณอินพุทในวงจรชนิดอินเวอร์ตติ้งจะถูกป้อนเข้าที่ขั้วลบ) และมีแรงดัน V_A ซึ่งเกิดจากการแบ่งแรงดันของเอาที่พุทตลอดคร่อมตัวต้านทาน R_{in} จากคุณสมบัติของออปแอมป์ที่ว่า แรงดันที่ขั้วอินพุทลบบจะถูกบังคับให้มีขนาดเข้าใกล้แรงดันที่ขั้วอินพุทบวกเสมอจะได้ว่า $V_{in} = V_A$ ดังนั้น เราสามารถเขียนค่าขยายแรงดัน A_V ได้เท่ากับ

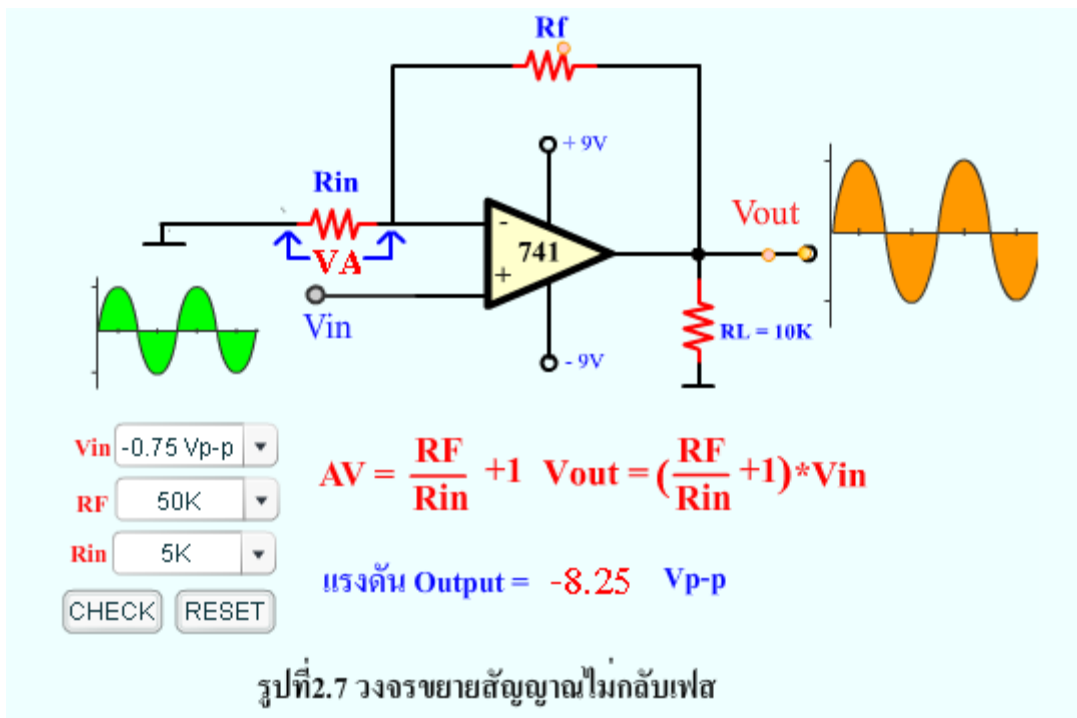
$$A_V = \frac{V_{out}}{V_{in}}$$

และเนื่องจาก A_V เกิดจากการแบ่งแรงดันของ V_{out} จะได้

$$AV = -\frac{RF}{Rin} + 1$$

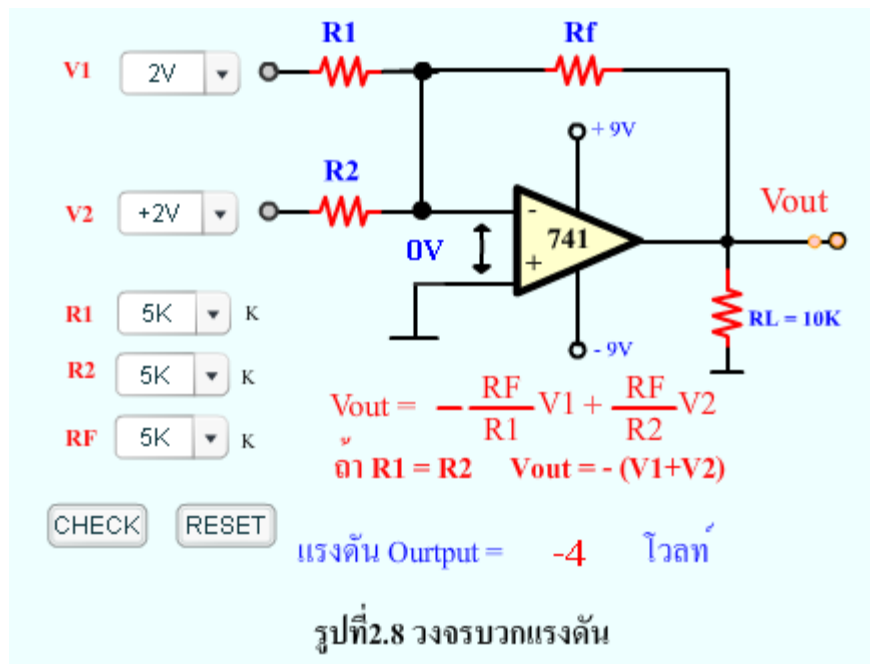
ดังนั้นสมการ Vout คือ

$$Vout = \left(\frac{RF}{Rin} + 1\right) * Vin$$



2.8 วงจรบวกแรงดัน

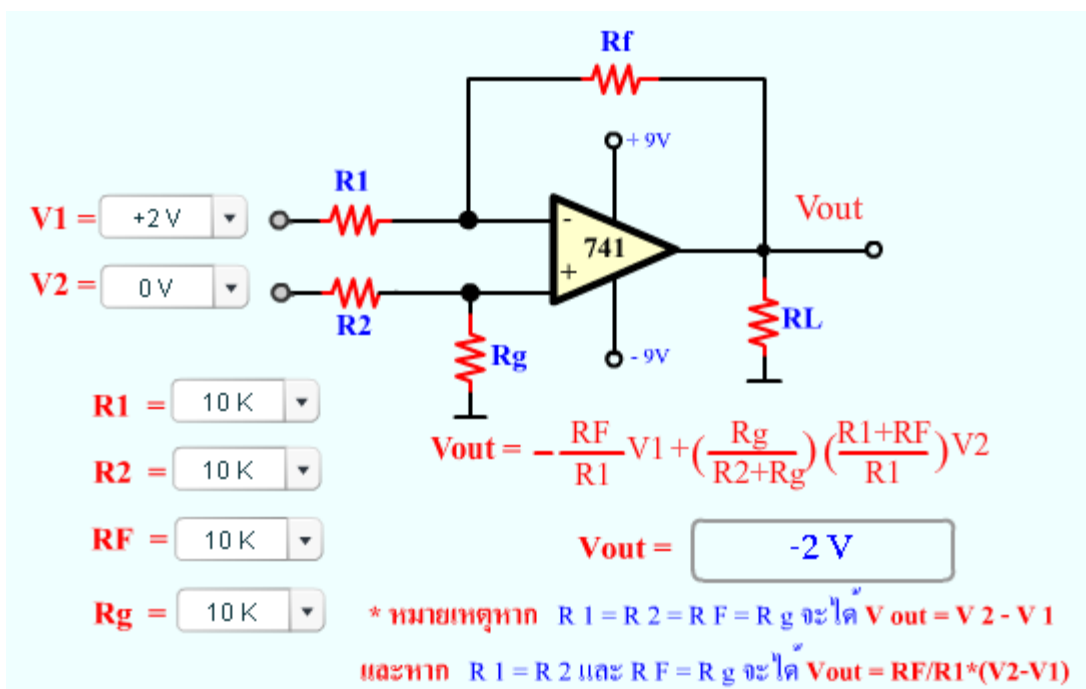
วงจรบวกแรงดันนี้สามารถอธิบายโดยใช้หลักที่ว่า ผลรวมเชิงพีชคณิตของกระแส ณ จุดรวมกราวด์เสมือนจะทำให้เกิดแรงดันเอาต์พุตซึ่งมีขนาดเท่ากับผลคูณของ R F กับผลรวมของกระแสเหล่านี้ ดังนั้น แรงดันเอาต์พุต จึงเปรียบเสมือนผลรวมเชิงพีชคณิตของแรงดันอินพุตทั้งหมดด้วย และในกรณีที่ต้องการให้ผลรวมนี้ถูกขยายด้วยค่าหนึ่ง ก็สามารทำได้โดยเปลี่ยนความต้านทาน ผลก็คือ อัตราขยายจะเพิ่มขึ้นเป็น 10 เท่า หรือหากต้องการรวมอินพุตหลายๆตัว โดยที่อินพุตแต่ละตัวถูกขยายด้วยอัตราขยายต่างกัน ก็สามารถใช่วงจรในรูป 2.8

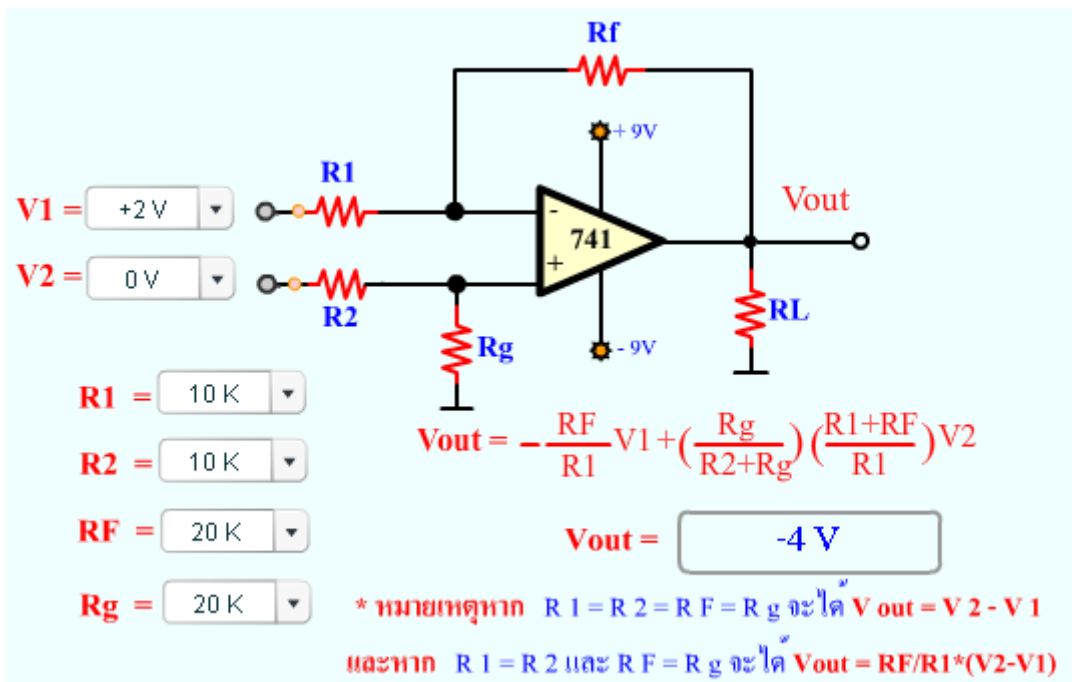


2.9 วงจรลบแรงดัน

วงจรในรูป 2.9 แสดงการใช้ออปแอมป์เป็นวงจรลบแรงดัน โดยเป็นการรวมวงจรชนิดอินเวอร์ตติ้งแอมป์ และนั้ันอินเวอร์ตติ้งแอมป์เข้าด้วยกันผลคือเกิดการหักล้างกันที่เอาต์พุตขึ้น (เนื่องจากเฟสของวงจรแต่ละชนิดจะตรงกันข้าม) และเราสามารถวิเคราะห์สมการสำหรับหา V_{out} ได้ คือ

$$V_{out} = -\frac{R_F}{R_1} V_1 + \left(\frac{R_g}{R_2 + R_g}\right) \left(\frac{R_1 + R_F}{R_1}\right) V_2$$



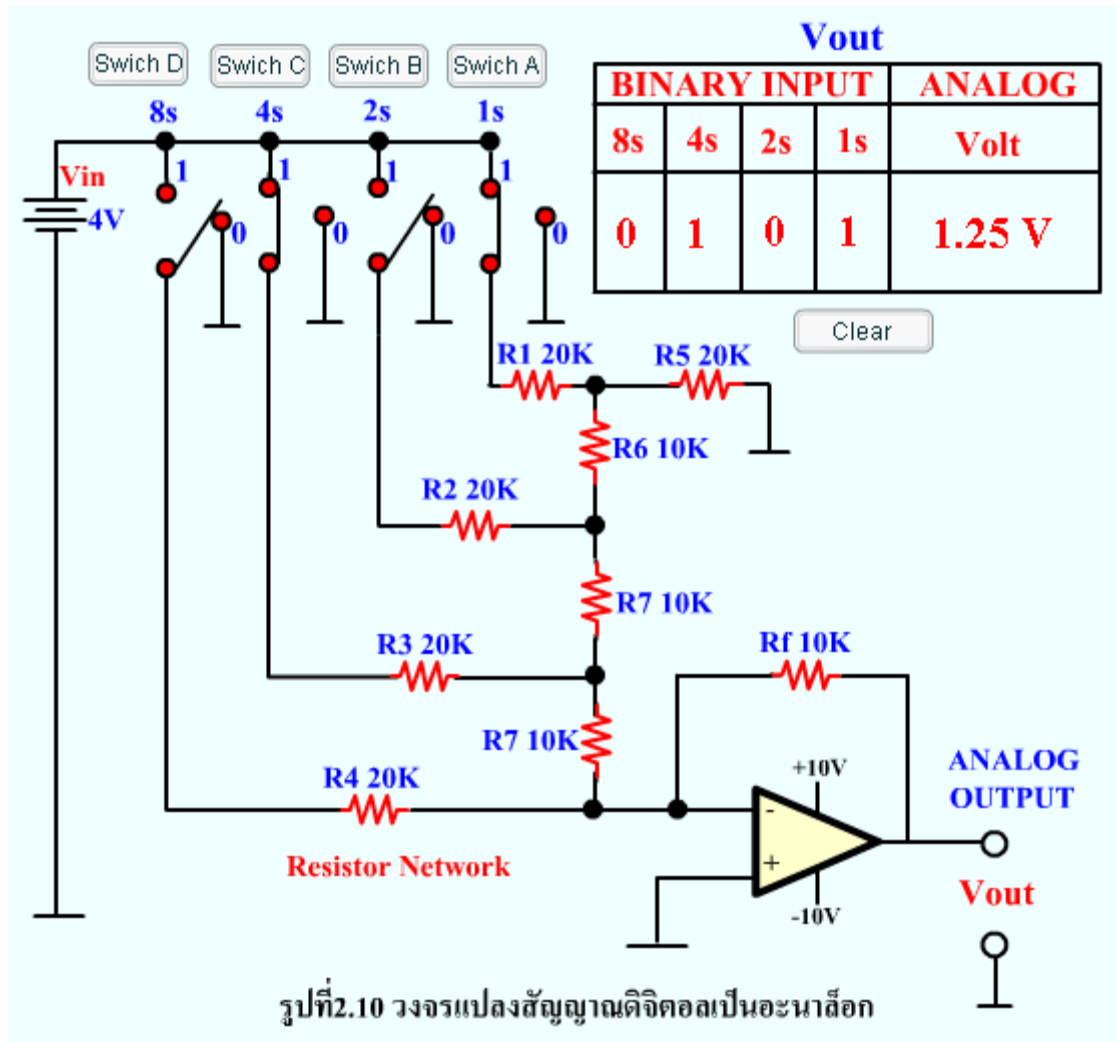


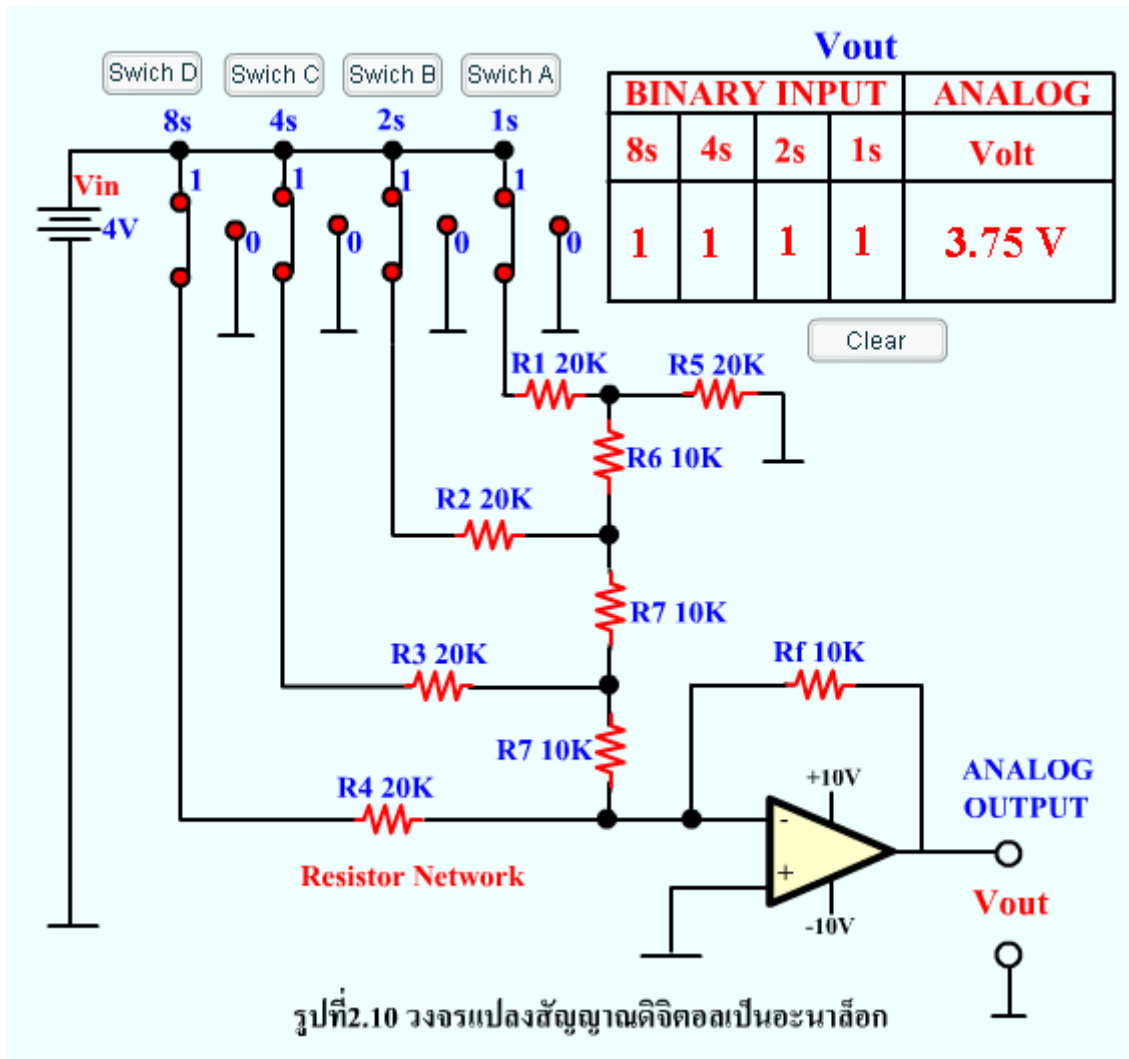
2.10 วงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาลอก (D/A Converter)

วงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นอนาลอก (D/A Converter) จะขอยกตัวอย่างวงจร R-2R แลคเคอร์ ดี/เอ ซึ่งเป็นวงจร ดี/เอ 4 หลัก โดยใช้วงจรรีซีสเตอร์แลคเคอร์ (Ladder network) ประกอบด้วย R และ 2R เป็นตัวจัดระดับแรงดันของเอาต์พุต ตามรหัสไบนารี ที่อยู่ในรีซีสเตอร์ ถ้าให้ระดับลอจิก “0” เท่ากับ 0 โวลต์ และระดับลอจิก “1” เท่ากับ โวลต์ ที่จ่ายให้วงจร เอาต์พุตจะให้ระดับแรงดันที่แตกต่างตามรหัสไบนารี 24 หรือ 16 ค่า แต่ละระดับจะต่างกัน เท่ากับ 1/16 โวลต์ รหัสไบนารีในรีซีสเตอร์จะเรียงหลักมากที่สุดถึงหลักน้อยที่สุด(ลำดับหลักจากซ้ายไปขวา)จากฟลิปฟล็อป D,C,B และ A ตามลำดับและโดยคุณสมบัติของวงจรแลคเคอร์ ระดับแรงดันที่เอาต์พุตจะเท่ากับผลรวมของแรงดันที่เกิดขึ้นจากรหัสไบนารีในหลักที่มีลอจิกเป็น “1” (หรือระดับแรงดันโวลต์ที่จ่ายให้วงจร) ซึ่งแต่ละหลักจะให้แรงดันที่เอาต์พุตในขณะที่มีลอจิกเป็น “1” เท่ากับ 1/2V, 1/4V, 1/8V และ 1/16V โวลต์เรียงลำดับจาก D ถึง A ตัวอย่างเช่น สมมุติรีซีสเตอร์มีรหัสไบนารีอยู่ที่เลข 5 (0101) ซึ่ง $Q_D = 0$, $Q_C = 1$, $Q_B = 0$, และ $Q_A = 1$ จะได้แรงดัน ที่เอาต์พุตเท่ากับ $(0 * 1/2 \text{ V} + 1 * 1/4 \text{ V} + 0 * 1/8 \text{ V} + 1 * 1/16 \text{ V})$ หรือ $5/16 \text{ V}$ จะได้ $0.3125 * 4 = 1.25 \text{ V}$ เป็นต้นหรือถ้ามีรหัสไบนารีอยู่ที่เลข 15 (1111) ซึ่งเป็นรหัสสูงสุดที่จะมีได้ในวงจรนี้ ก็จะได้แรงดันที่เอาต์พุต เท่ากับ $15/16 \text{ V}$ จะได้ $0.9375 * 4 = 3.75 \text{ V}$ เป็นต้น สามารถทดสอบได้จากรูป 2.10

การทำงานของวงจรดี/เอ แบบรีซีสเตอร์แลคเคอร์ (R-2R) แสดงดังรูปที่ 2.10 ความต้านทานที่ใช้ในวงจรมีสองค่าคือ R1, R2, R3, R4 และ R5 เท่ากับ 20K และความต้านทาน R6, R7, R8, และ Rf เท่ากับ 10K ค่าแรงดันเอาต์พุตสำหรับรหัสไบนารีอื่นๆต่างๆสามารถทดสอบได้ ระดับแรงดันเมื่อเป็นลอจิก “1” เท่ากับ 4 โวลต์ และระดับแรงดันเมื่อเป็นลอจิก “0” เท่ากับ 0 โวลต์ จากรูป 2.10

หัวใจสำคัญของวงจร R – 2R แลคเตอร์ ดี/เอ คือ วงจรความต้านทาน R – 2R แลคเตอร์ ซึ่งจะมีจำนวนตอน (Stage) เท่ากับจำนวนบิตของรหัสไบนารีอินพุตดังนั้นเราจึงสามารถขยายจำนวนบิตของรหัสไบนารี บิตที่ 5, 6, 7 ฯลฯ โดยการเพิ่มจำนวนตอนของวงจรแลคเตอร์ไปตามจำนวนบิตของรหัสไบนารีได้

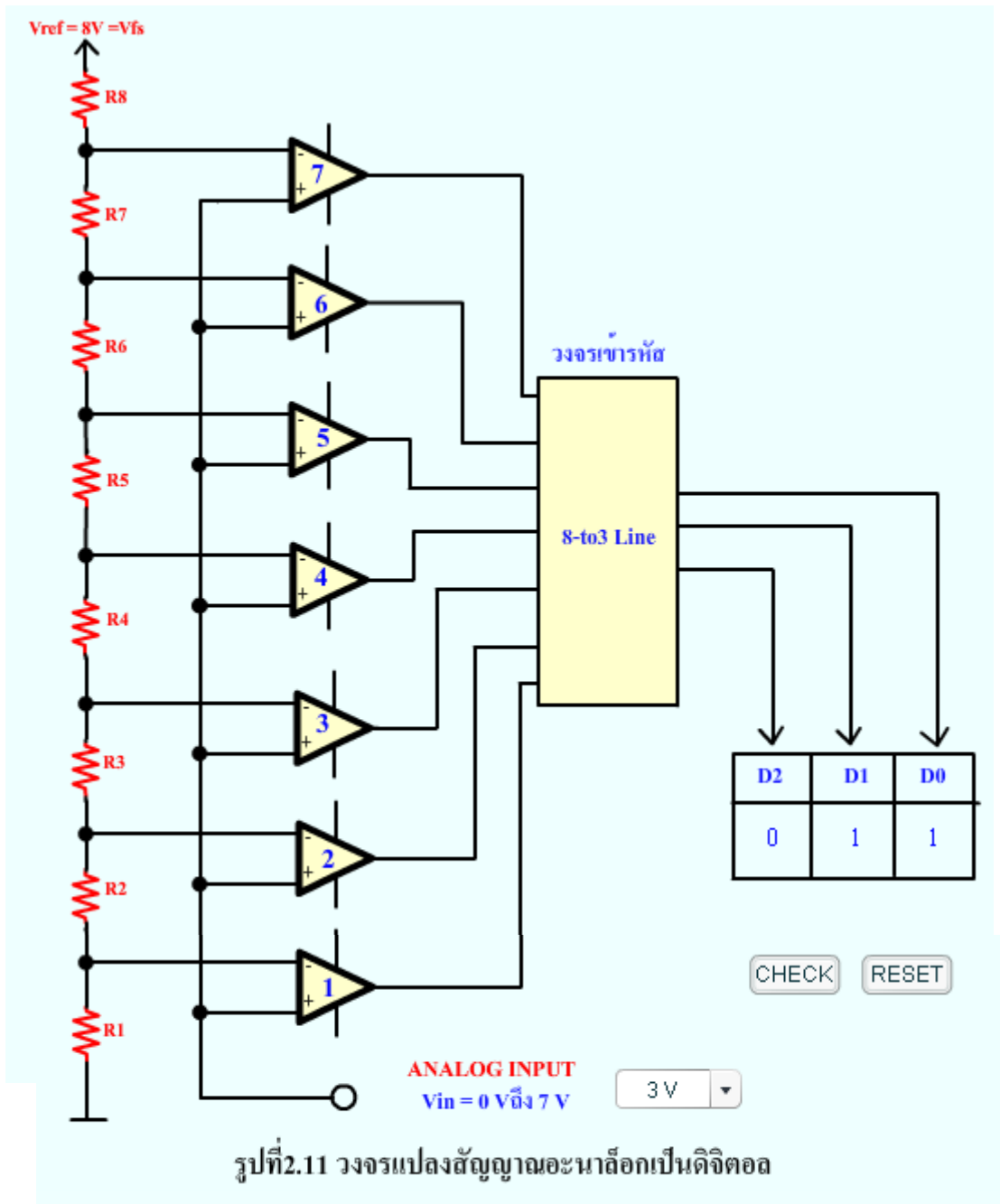


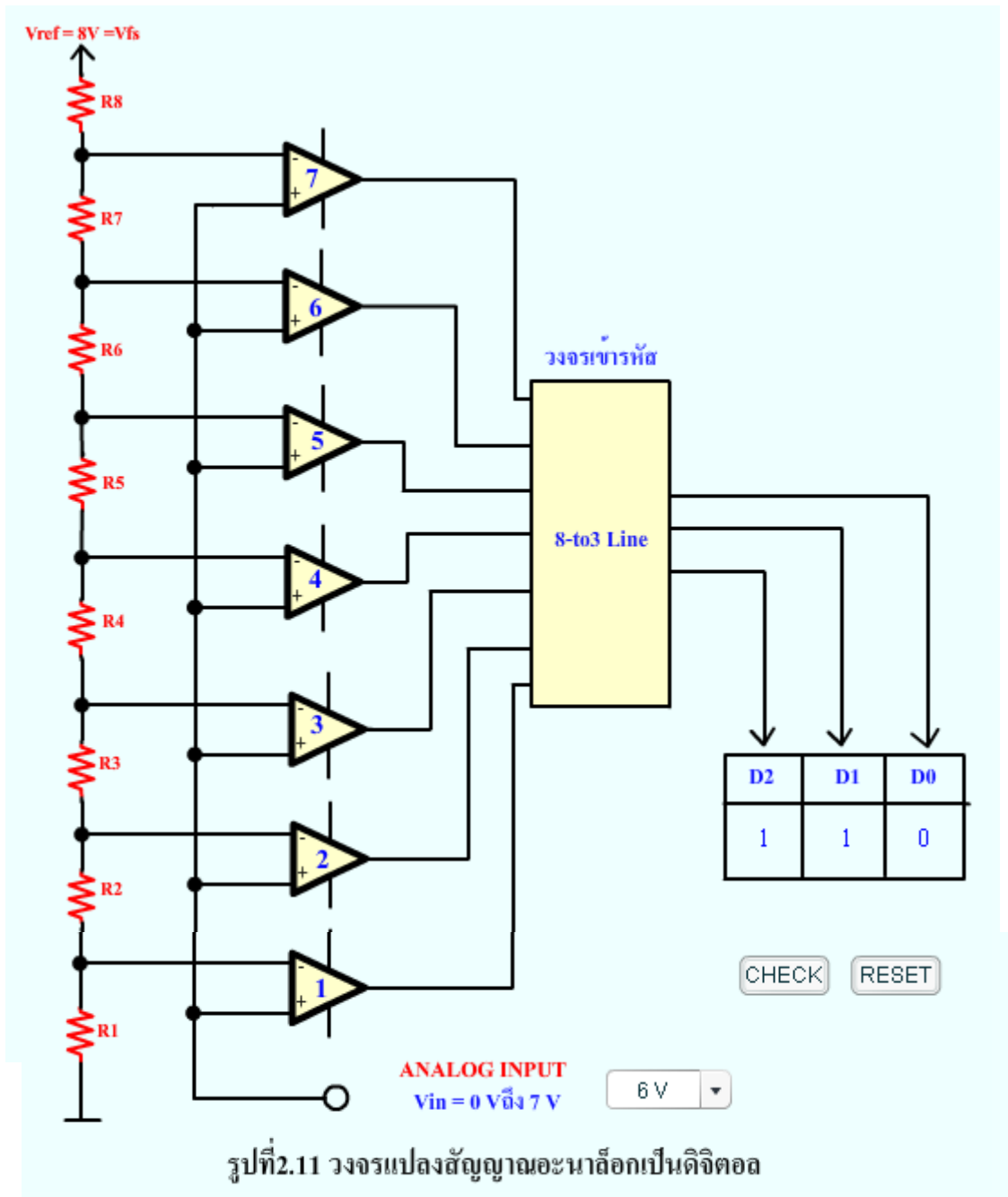


2.11 วงจรแปลงสัญญาณอะนาล็อกเป็นดิจิทัล(A/D Converter)

ในหัวข้อนี้จะขอยกตัวอย่างวงจรที่มีช่วงเวลาที่ใช้ในการแปลงสัญญาณรวดเร็วที่สุดในบรรดางจรแปลงอะนาล็อกเป็นดิจิทัลแบบต่างๆ ก็คือ วงจรแปลงสัญญาณอะนาล็อกเป็นดิจิทัลแบบแฟลช(Flash ADC)หรือแบบขนาน(Parallel ADC)ซึ่งมีผังการทำงานดังรูป 2.11 ขาคินพุทบวกของวงจรเปรียบเทียบแรงดัน(comparator) ทุกตัวทำหน้าที่เป็นขารับแรงดันอะนาล็อก V_{in} ของวงจรเพื่อเปรียบเทียบกับค่าของแรงดันที่ได้จากการแบ่งแรงดันในแต่ละโหนด จากนั้นเอาท์พุทของวงจรเปรียบเทียบแรงดันจะป้อนเข้าที่วงจรเข้ารหัส(8-to-3 Line encode)เพื่อนำสัญญาณดิจิทัลเอาท์พุท 3 บิตที่ได้มีผลเป็นสัดส่วนโดยตรงกับค่าแรงดันอะนาล็อกอินพุทที่ป้อนให้กับวงจรมันเอง

สามารถที่จะทดสอบวงจรจากรูป 2.11 ตัวอย่างเช่นเมื่อ $V_{in} = 5V$ แรงดันเอาท์พุทของวงจรเปรียบเทียบแรงดันตั้งแต่ตัวที่ 1 จนถึงตัวที่ 5 จะมีสถานะเป็น "High" หรือมีลอจิกเท่ากับ "1" ทั้งหมด ในขณะที่แรงดันเอาท์พุทของวงจรเปรียบเทียบแรงดันตัวที่ 6 และตัวที่ 7 ที่สถานะเป็น "Low" หรือมีลอจิก "0" และสัญญาณดิจิทัลเอาท์พุทของวงจรแปลงสัญญาณอะนาล็อกเป็นดิจิทัลในกรณีนี้จะมีค่าเป็น 101





เนื้อหาวิชาเรียนบทที่ 3

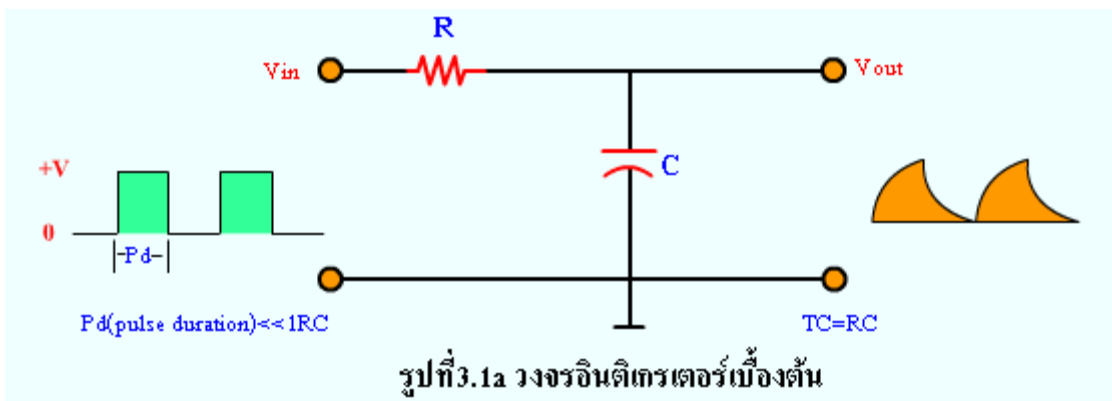
- 3.1 วงจรอินทิเกรเตอร์
- 3.2 วงจรดิฟเฟอเรนเชียล
- 3.3 วงจรกรองความถี่ต่ำ
- 3.4 วงจรกรองความถี่สูง
- 3.5 วงจรกรองความถี่เป็นช่วง
- 3.6 วงจรออปโตคัปเลอร์
- 3.7 วงจรชมิทริกเกอร์

3.1 วงจรอินทิเกรเตอร์

หากผู้อ่านเคยศึกษาวิชาแคลคูลัสมาก่อน จะสามารถเข้าใจหลักการทำงานของวงจรนี้ได้ดีขึ้น เนื่องจากว่าวงจรอินทิเกรเตอร์ ก็คือวงจรที่สามารถทำการอินทิเกรตสัญญาณที่ป้อน ณ ขั้วอินพุทหรือกล่าวอีกนัยหนึ่ง ก็คือ วงจรนี้จะสะสมสัญญาณที่ป้อนเข้ามาจากขั้วอินพุทเรื่อยๆ ภายในช่วงเวลาหนึ่งและแสดงผลของการสะสมนี้ออกทางเอาต์พุท

รูปที่ 3.1a แสดงวงจรอินทิเกรเตอร์พื้นฐาน ซึ่งใช้อุปกรณ์พาสซีฟ (ตัวต้านทานและตัวเก็บประจุ) แต่ก่อนที่จะวิเคราะห์วงจรนี้ ควรทราบคุณสมบัติบางอย่างของตัวเก็บประจุเสียก่อน คือ

1. แรงดันที่ตกคร่อมตัวเก็บประจุไม่สามารถเปลี่ยนแปลงแบบทันทีทันใดได้ และแรงดันเริ่ม ต้นมักจะให้มีค่าเท่ากับศูนย์
2. ขณะที่ตัวเก็บประจุกำลังเก็บ (ชาร์จ) ประจุอยู่นั้น กระแสที่ไหลผ่านตัวเก็บประจุจะค่อยๆ ลดลง



รูปที่ 3.1a วงจรอินทิเกรเตอร์เบื้องต้น

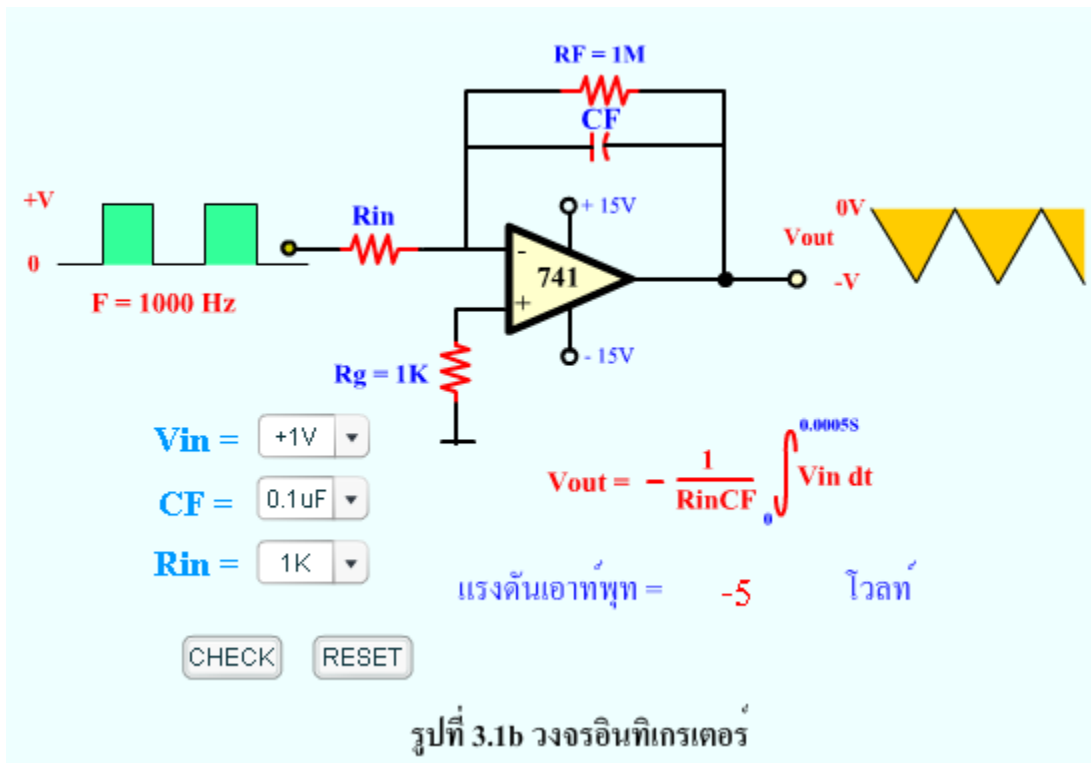
เราสามารถศึกษาการทำงานของวงจรในรูปที่ 3.1a ให้ง่ายขึ้นจากข้อกำหนดแรก เมื่อเริ่มต้นตัวเก็บประจุ C จะมีค่าเท่ากับศูนย์ ดังนั้นเมื่อเราวัดเอาต์พุทคร่อมตัวเก็บประจุ แรงดันที่ได้จึงมีค่าเท่ากับศูนย์ หลังจากนั้นเมื่อตัวเก็บประจุค่อยๆ ถูกชาร์จขึ้น แรงดันคร่อม C จึงมีค่าสูงขึ้นเรื่อยๆ (ความเร็วในการชาร์จประจุจะขึ้นกับค่าคงตัวของเวลา มีค่าเท่ากับผลคูณของ R และ C) ซึ่งเป็นผลให้กระแสที่ไหลผ่านตัวเก็บประจุ C มีค่าลดลง นั่นคือ แรงดันที่ตกคร่อมตัวต้านทานจะต่ำลง และทำให้แรงดันเอาต์พุทมีค่าเพิ่มขึ้นเรื่อยๆ โดยมากอัตราการเพิ่มจะเป็นแบบเอ็กโปเนนเชียล จนกระทั่งเมื่อแรงดันอินพุทตกลงเหลือศูนย์โวลต์ ตัวเก็บประจุก็คายประจุผ่านตัวต้านทาน R ลงกราวด์ (ในขณะนั้นตัวเก็บประจุจะทำตัวเสมือนเป็นแหล่งจ่ายไฟเอง) จากลักษณะของวงจรพาสซีฟที่ได้แสดงมานี้ จะเห็นว่าแรงดันที่เอาต์พุทจะไม่มีทางสูงกว่าแรงดันอินพุทได้เลย นอกจากนี้ต้องระวังด้วยว่า

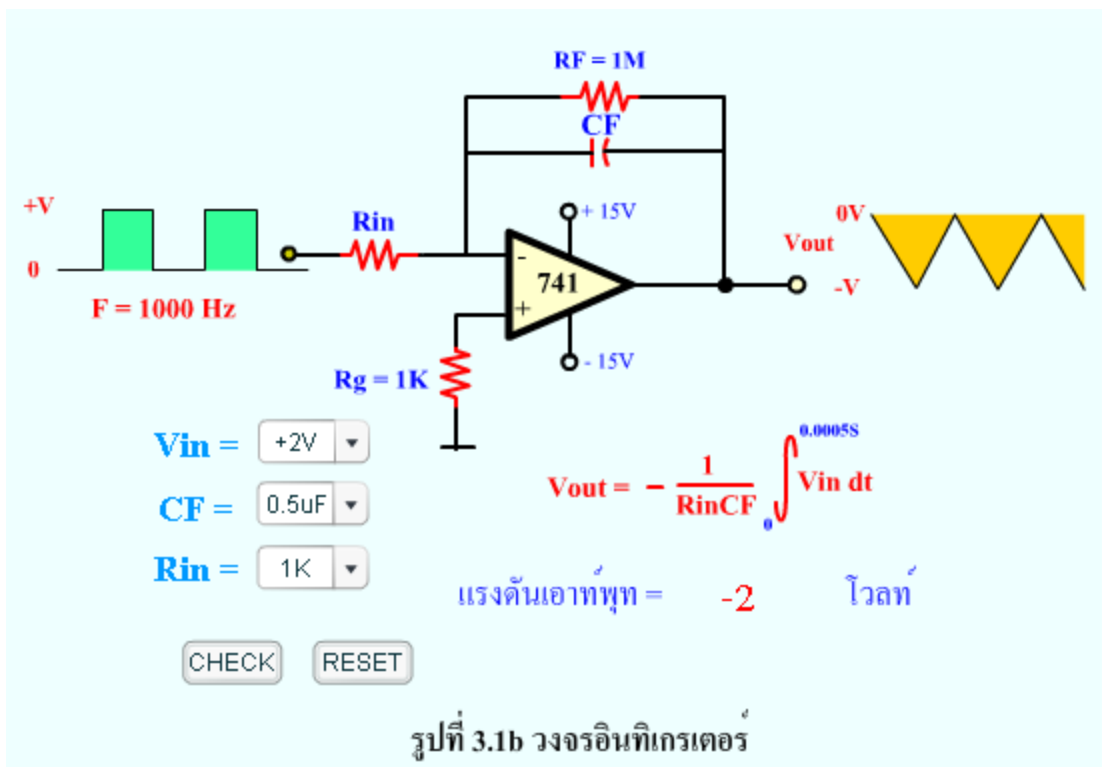
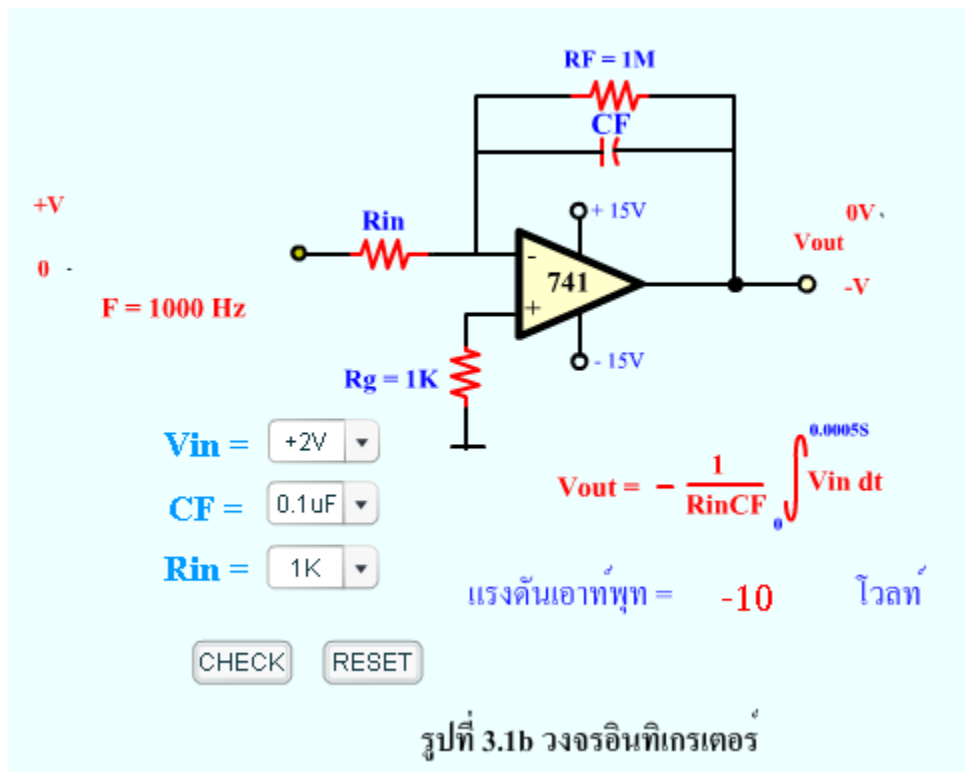
วงจรนี้จะทำงานได้ดีเมื่อความกว้างของสัญญาณพัลส์มีค่าต่ำกว่าค่าคงตัวเวลา RC มากเท่านั้น (RC คือผลคูณของความต้านทานและคาปาซิแตนซ์)

รูปที่ 3.1b มีการต่อตัวต้านทานป้อนกลับขนานกับตัวเก็บประจุจะทำให้วงจรมีเสถียรภาพมากขึ้น และจะมีค่าของอัตราขยายตั้งแต่ 10 ถึง 100 โดยมีขนาดของแรงดันเอาต์พุตตามสมการ

$$V_{out} = - \frac{1}{R_{in}CF} \int_0^t V_{in} dt$$

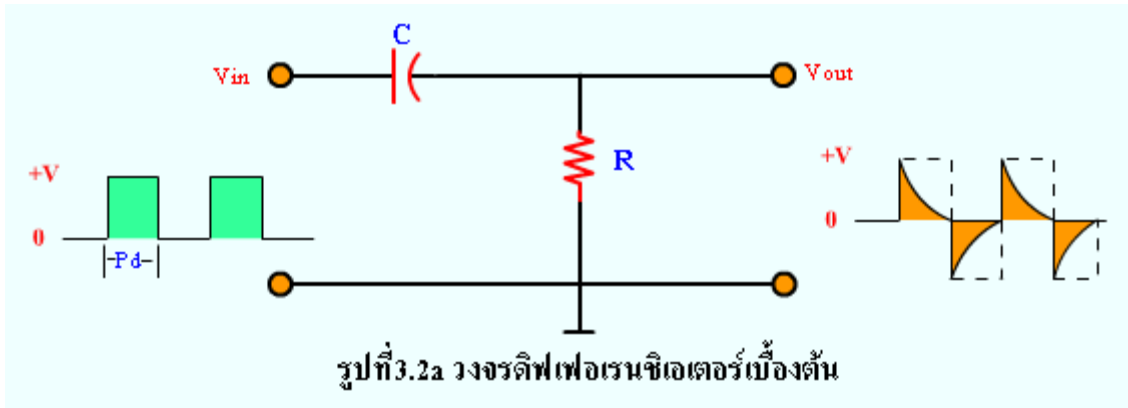
โดยเครื่องหมาย \int แสดงการอินทิเกรต และ dt คือช่วงเวลาในการอินทิเกรต ตัวอย่างเช่น ถ้าป้อนคลื่นสี่เหลี่ยมขนาด 1 โวลต์ ความถี่ 1 กิโลเฮิรตซ์ ให้แก่วงจร ดังรูปที่ 3.1b จะได้ว่า dt เป็นความกว้างหนึ่งช่องของสัญญาณพัลส์ ซึ่งมีค่าเท่ากับ 0.0005 วินาที (นั่นคือเราต้องการสะสมแรงดันในช่วงที่ V_{in} เป็นบวกเท่านั้น)





3.2 วงจรดิฟเฟอเรนเชียลอินทิเกรเตอร์

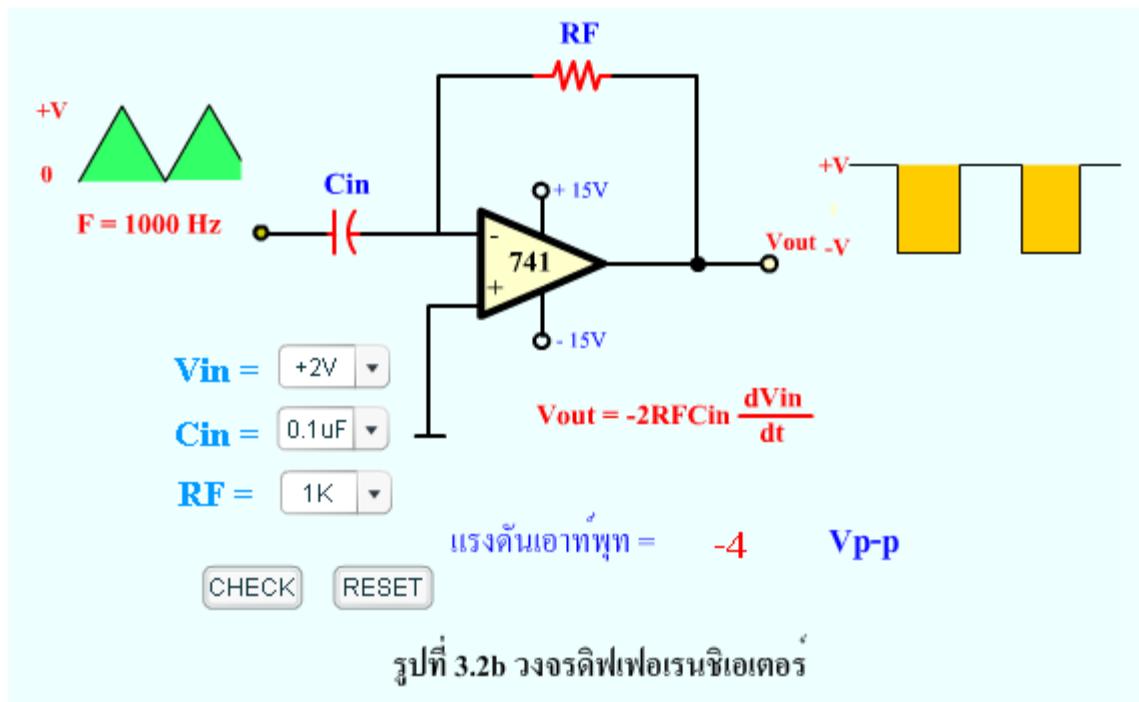
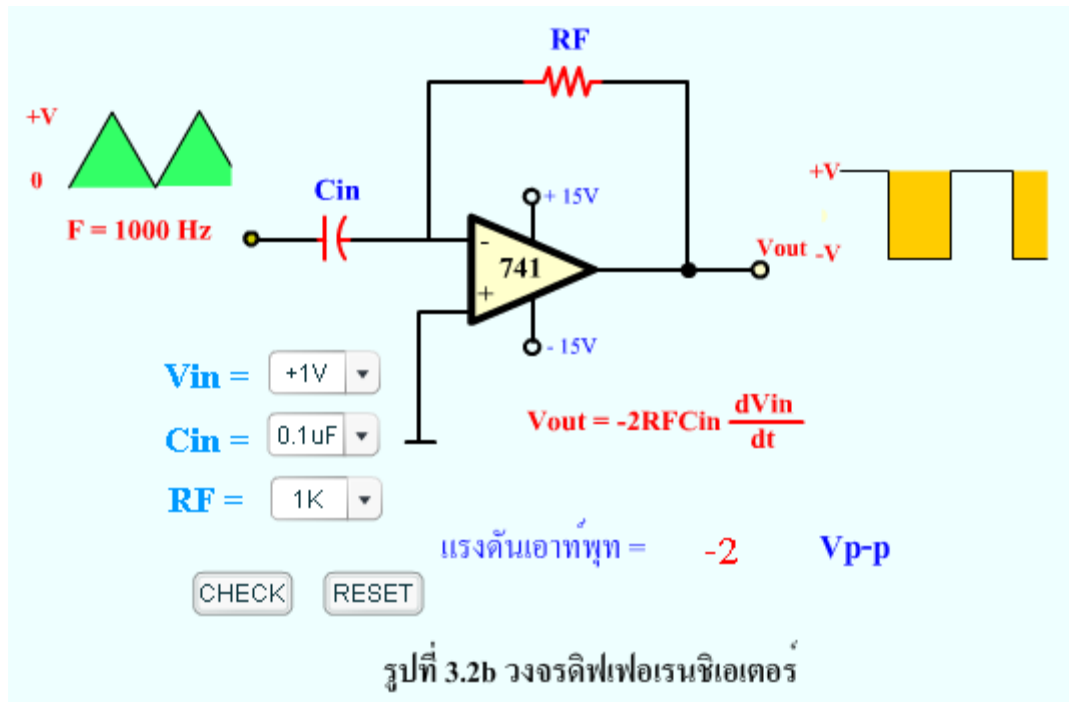
วงจรดิฟเฟอเรนเชียลอินทิเกรเตอร์เป็นวงจรที่จะแสดงอัตราการเปลี่ยนแปลงของอินพุตอิมพีแดนซ์เทียบกับเวลา หรือ ค่าดิฟเฟอเรนเชียล (dv/dt) ในเรื่องแคลคูลัสนั่นเอง โดยมีลักษณะของวงจรดังรูป 3.2a

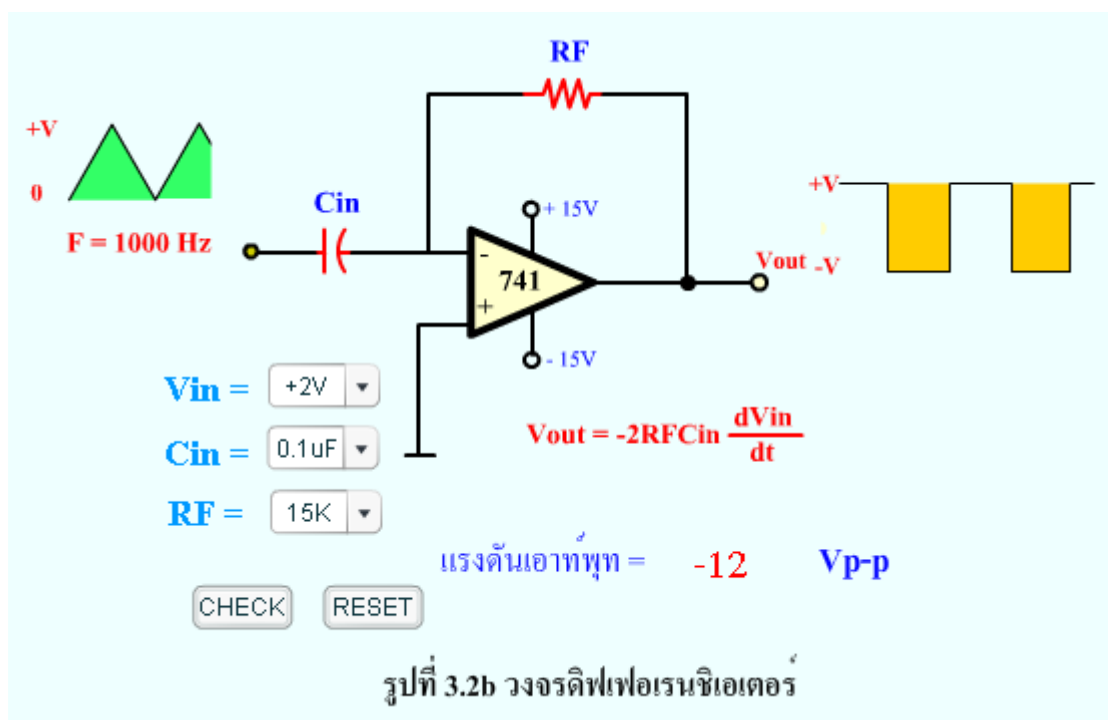
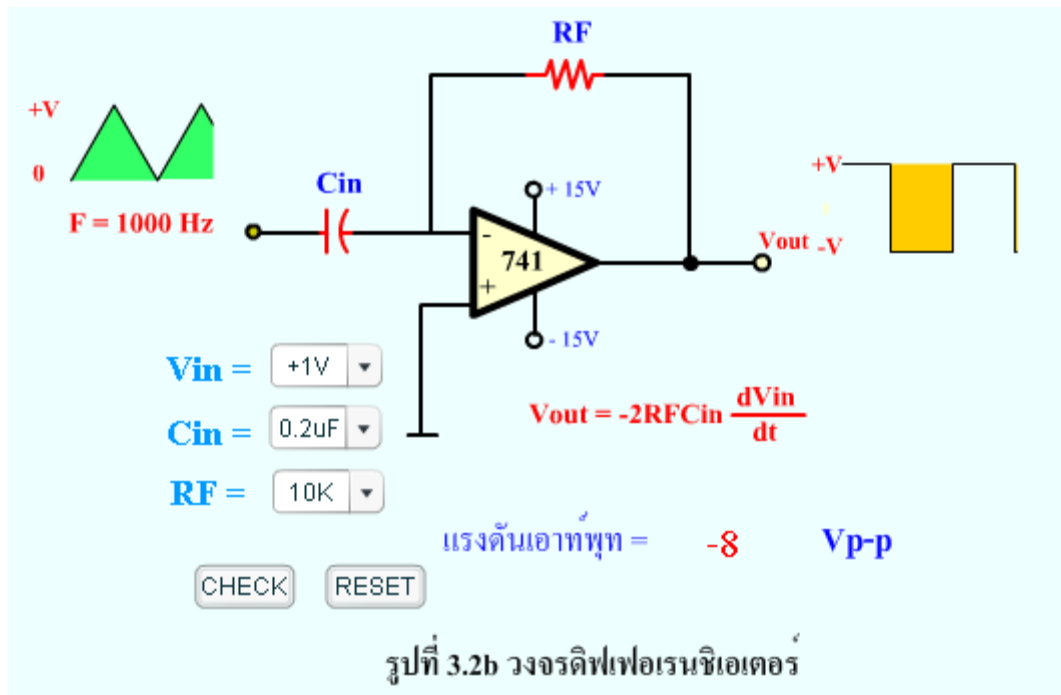


วงจรพื้นฐานแบบ RC ของวงจรดิฟเฟอเรนเชียลอินทิเกรเตอร์ จะคล้ายวงจรอินทิเกรเตอร์ โดยสลับตำแหน่งของ R และ C เท่านั้น และยังมีหลักการค่อนข้างคล้ายกันอีกด้วย ซึ่งอธิบายได้ดังนี้คือ ในขณะที่เริ่มต้น แรงดันคร่อมตัวเก็บประจุจะมีค่าเป็นศูนย์ ทำให้แรงดันอินพุตทั้งหมดตกคร่อมตัวต้านทาน R เมื่อตัวเก็บประจุถูกชาร์จ กระแสไหลผ่านตัวต้านทานจะค่อยๆ ลดลง เป็นผลให้ระดับของเอาต์พุตลดลงแบบเอ็กซ์โปเนนเชียลตามรูป และเมื่อแรงดันอินพุตเป็นศูนย์ ตัวเก็บประจุจะคายประจุผ่านกราวด์แล้วจึงเข้าสู่ตัวต้านทาน (ขณะนั้นขั้วอินพุตทั้งสองเสมือนถูกลัดวงจร) ฉะนั้น กระแสจะไหลกลับทิศและทำให้แรงดันเอาต์พุตมีค่าเป็นลบ แล้วจึงค่อยๆ เพิ่มขึ้น เนื่องจากขนาดของกระแสจะลดลงเรื่อยๆ เช่นเดียวกับวงจรพาสซีฟทั่วไป แรงดันเอาต์พุตจะต่ำกว่าอินพุตเสมอ

รูปที่ 3.2b มีคาบ (1/ความถี่) เท่ากับ 0.0005 วินาที เราจะได้แรงดันเอาต์พุตมีค่าดังนี้

$$V_{out} = -2RfC_{in} \frac{dV_{in}}{dt}$$

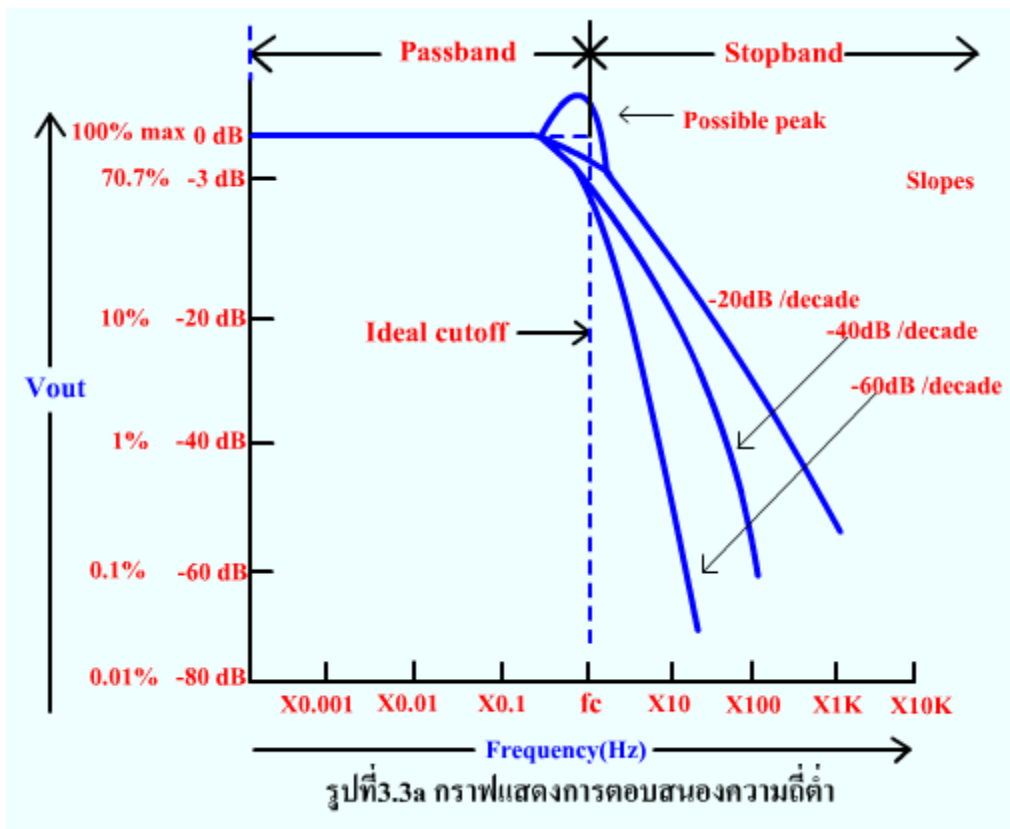




3.3 วงจรกรองความถี่ต่ำ

ในการใช้งานวงจรอิเล็กทรอนิกส์บางครั้ง เราอาจต้องการให้สัญญาณบางความถี่ผ่านเข้ามาเท่านั้น โดยที่สัญญาณซึ่งมีความถี่นอกเหนือจากนี้จะถูกกำจัดออกไป และนี่คือประโยชน์ของวงจรกรองสัญญาณความถี่ชนิดต่างๆ โดยเริ่มศึกษาวงจรกรองความถี่ต่ำเป็นชนิดแรก ในอุดมคติ วงจรกรองความถี่ต่ำจะกั้นไม่ให้สัญญาณที่มีความถี่สูงกว่าความถี่คัทออฟ (f_c) ผ่านเข้าไปในวงจรเลยหากสัญญาณมีความถี่สูงกว่า f_c เพียงเล็กน้อย แต่ในทางปฏิบัติ ลักษณะของความถี่สูงที่ถูกกั้นออกไปนั้นจะไม่เป็นเช่นนั้น แต่จะค่อยๆ ถูกลดอัตราขยายลงเรื่อยๆ จุดที่ความถี่มีค่าเท่ากับ f_c ถูกเรียกได้หลายชื่อ เช่น ความถี่ 0.707 (ขนาดของ V_{out} ลดลงเหลือเพียง 70.7 % เทียบกับ V_{in} สูงสุด) ความถี่ $-3dB$ (อัตราขยายของแรงดันเอาต์พุตลดลง 3 dB) หรือความถี่หักมุม เป็นต้น กล่าวโดยสรุปแล้ว วงจรนี้จะลดทอนขนาดของสัญญาณที่มีความถี่สูงกว่า f_c และเรียกช่วงของสัญญาณที่มีความถี่ต่ำกว่า f_c ว่า ช่วงที่ผ่าน ได้ (PASS BAND) และช่วงที่มีความถี่สูงกว่า f_c ว่า ช่วงที่ถูกกั้น (STOP BAND)

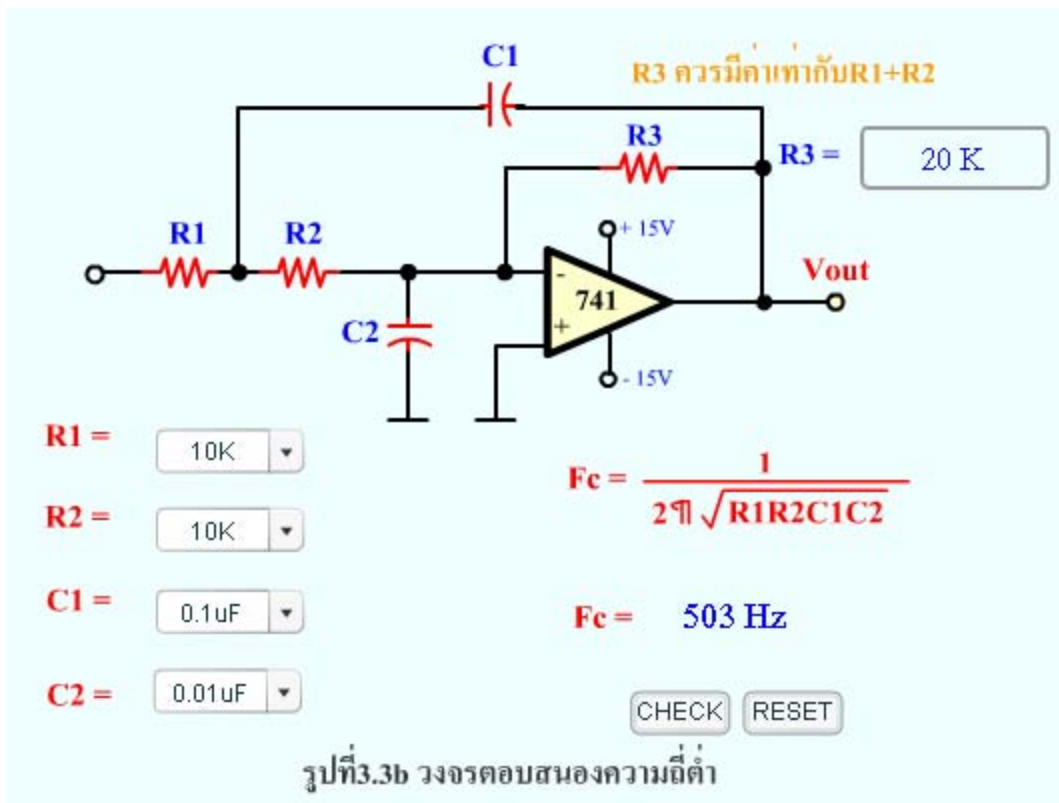
จากกราฟ แสดงการตอบสนองต่อความถี่ในรูป 3.3a จะพบว่า เมื่อสัญญาณมีความถี่สูงกว่าความถี่คัทออฟแล้ว สัญญาณบางเส้นอาจถูกลดทอนด้วยอัตราที่น้อยกว่าสัญญาณเส้นอื่น เช่น สัญญาณที่มีความชัน $-20dB/decade$ (อัตราขยายลดลง 20dB ต่อความถี่เพิ่มขึ้น 10 เท่า) จะมีความชันน้อยกว่าสัญญาณที่มีค่า $-60dB/decade$ คุณสมบัตินี้เกิดจากการออกแบบวงจรกรองความถี่และเป็นที่ยอมรับว่า ยิ่งค่าความชันนี้มีขนาดลบมากเท่าใด วงจรก็จะมีคุณสมบัติใกล้เคียงกับวงจรในอุดมคติมากยิ่งขึ้น

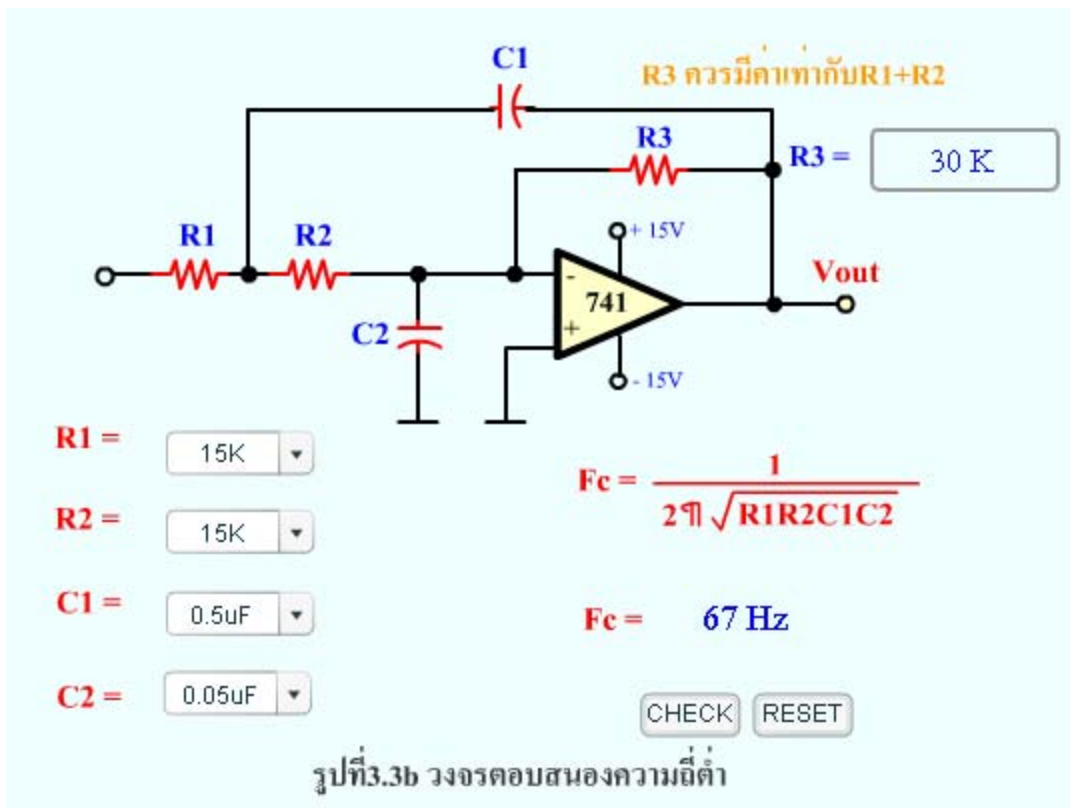


รูป 3.3b แสดงวงจรที่ถูกปรับปรุงให้มีความชันถึง -40dB/decade โดยมีตัวเก็บประจุทำหน้าที่เช่นเดิม แต่เพิ่มตัวเก็บประจุ $C1$ ในการป้อนสัญญาณกลับมาหักล้างกับสัญญาณอินพุตที่ความถี่สูง (เนื่องจาก X_{C1} จะมีค่าลดลง) และเราสามารถหาความถี่คutoff จากสมการได้ดังนี้

$$F_c = \frac{1}{2\pi \sqrt{R1R2C1C2}}$$

สมการนี้จะให้ผลแม่นยำมากถ้าความต้านทาน $R1$ และ $R2$ ที่ใช้มีขนาดเท่ากัน และตัวเก็บประจุ $C1$ มีคาปาซิแตนซ์สูงกว่า $C2$ $R3$ ควรมีค่าเท่ากับ $R1 + R2$ เพื่อสัญญาณเอาต์พุตจะได้มีลักษณะใกล้เคียงกับอินพุตที่สุด และยังช่วยในการปรับออฟเซตให้เกิดสมดุลอีกด้วย



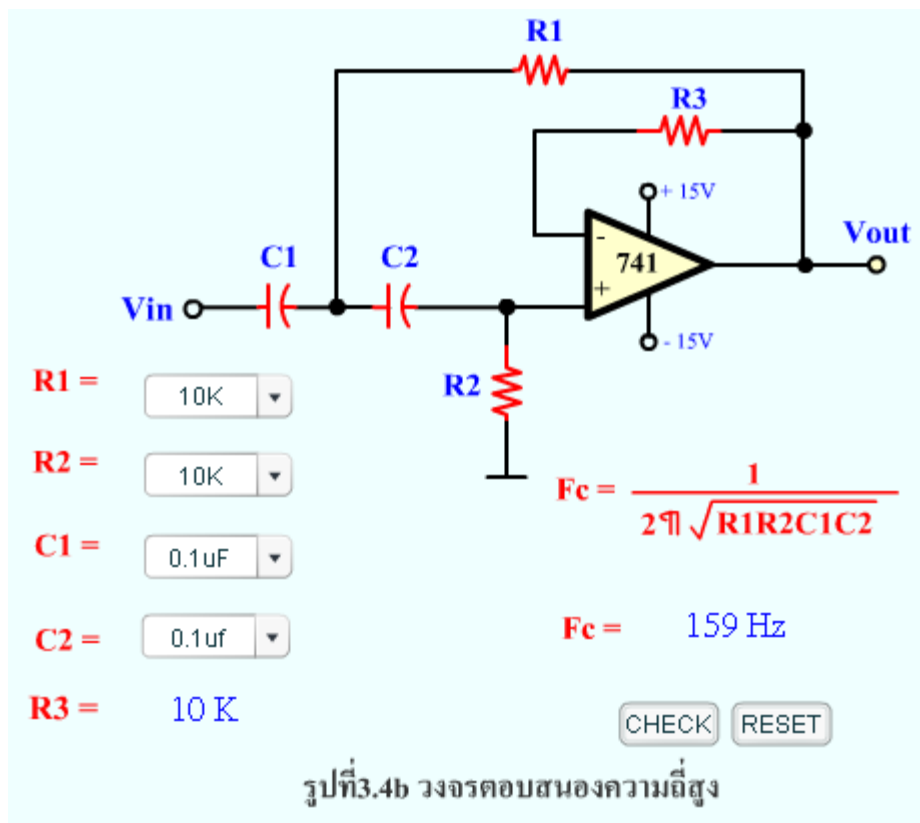
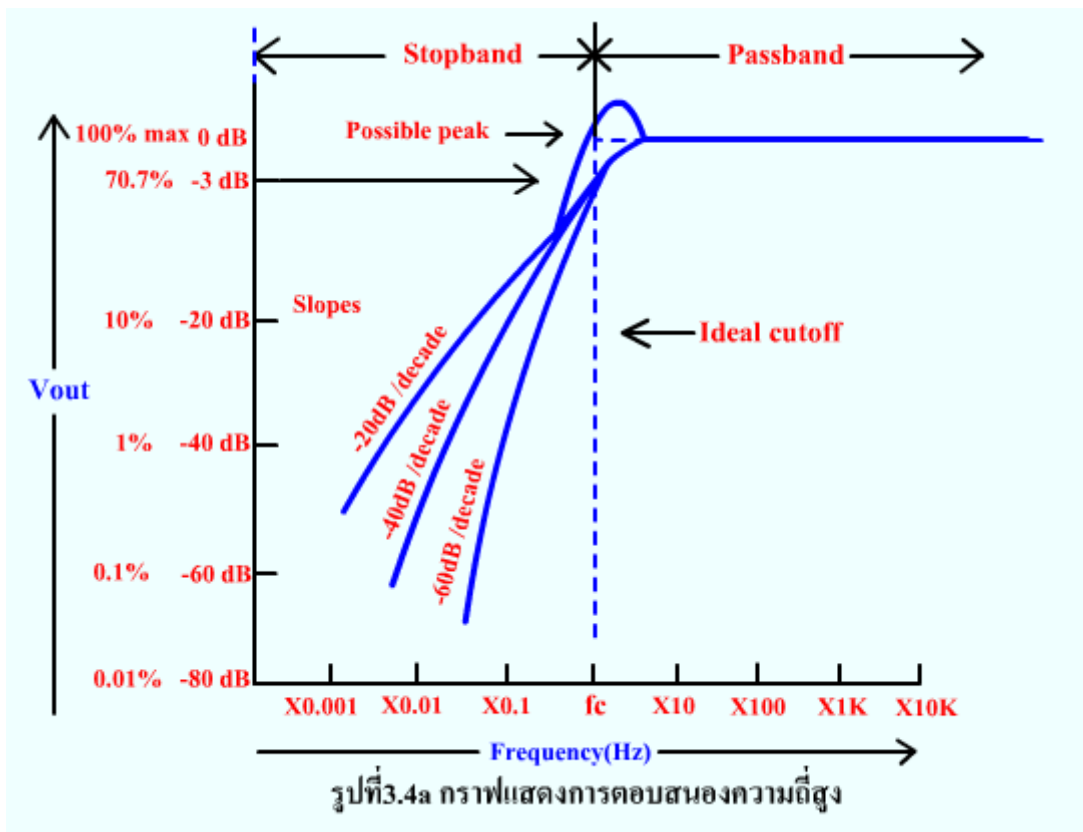


3.4 วงจรกรองความถี่สูง

หลังจากที่ได้ศึกษาวงจรกรองความถี่ต่ำแล้ว เราสามารถเข้าใจหลักการทำงานของวงจรกรองความถี่สูงได้ง่าย นอกจากนี้ยังพบว่าสามารถนำสมการต่างๆของวงจรกรองความถี่ต่ำ มาใช้ในวงจรกรองความถี่สูงได้ด้วย จากชื่อของวงจรชนิดนี้เราสามารถบอกได้ทันทีว่า วงจรจะยอมให้สัญญาณความถี่สูงผ่านเข้าสู่เอาต์พุตได้ แต่จะกันไม่ให้สัญญาณความถี่ต่ำเล็ดลอดออกไป แต่จากคุณสมบัติที่ไม่เหมือนในอุดมคติ วงจรนี้จึงมีลักษณะ เช่นเดียวกับวงจรกรองความถี่ต่ำ นั่นคือ เกิดความถี่คัทออฟ F_c ขึ้น และอัตราการขยายค่อยๆ ลดลง คือไม่ตกลงในแนวตั้งเลยที่เดียวดังรูป 3.4a

$$F_c = \frac{1}{2\pi \sqrt{R1R2C1C2}}$$

รูปที่3.4b แสดงวงจรกรองความถี่สูง ซึ่งถูกปรับปรุงให้มีความชันสูงถึง -40dB/decade และเพื่อการทำงานให้เกิดประสิทธิภาพสูงสุด $C1$ ควรมีค่าเท่ากับ $C2$ $R3$ ควรเท่ากับ $R2$ โดยมี $R2$ เป็นตัวป้อนสัญญาณกลับเพื่อการกรองสัญญาณอีกครั้งหนึ่ง



R1 =
R2 =
C1 =
C2 =
R3 = 10 K

$$F_c = \frac{1}{2\pi \sqrt{R1R2C1C2}}$$

Fc = 159 Hz

รูปที่3.4b วงจรตอบสนองความถี่สูง

R1 =
R2 =
C1 =
C2 =
R3 = 15 K

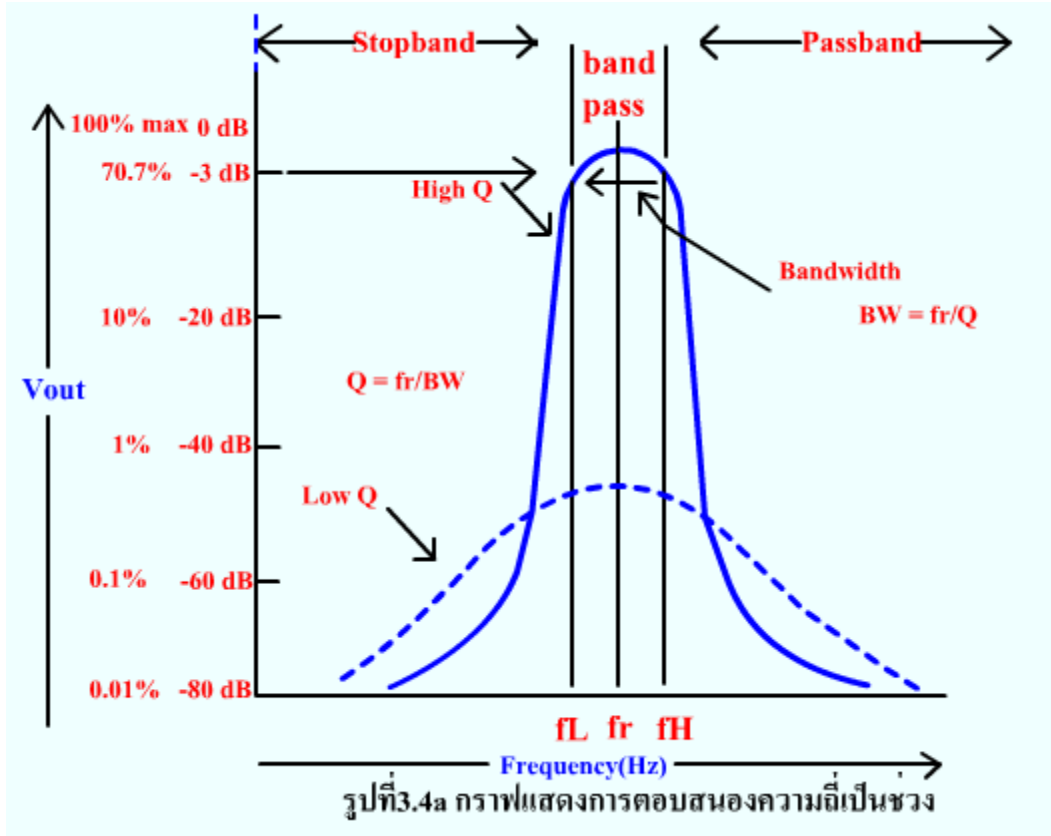
$$F_c = \frac{1}{2\pi \sqrt{R1R2C1C2}}$$

Fc = 67 Hz

รูปที่3.4b วงจรตอบสนองความถี่สูง

3.5 วงจรกรองความถี่เป็นช่วง

วงจรกรองความถี่เป็นช่วงหรือแบนด์พาสฟิลเตอร์ คือวงจรที่ยอมให้สัญญาณบางความถี่ผ่านได้เท่านั้น จากรูป 3.5a แสดงคุณสมบัติการตอบสนองต่อความถี่ของวงจรกรองความถี่เป็นช่วง



จากรูป3.5a จะพบว่า ณ ความถี่ที่เอาท์พุทมีขนาดสูงสุด เราเรียกว่า ความถี่รีโซแนนท์ (RESONANT FREQUENCY) และที่ความถี่ซึ่งแรงดันเอาท์พุทลดลงเหลือ 70.7% ทั้งด้านที่ความถี่สูงขึ้น และที่ความถี่ลดลง เรียกว่า ความถี่ fH และ fL ตามลำดับ โดยผลต่างของความถี่ทั้งสองนี้ (fH-fL) จะแสดงแบนด์วิดท์ (BW) ของวงจร ถ้า BW มีขนาดต่ำกว่า 10% ของความถี่รีโซแนนท์ (fr) จะเรียกววงจรนี้ว่า วงจรฟิลเตอร์ช่วงแคบ แต่จะเรียกว่าเป็นวงจรฟิลเตอร์ช่วงกว้างหากแบนด์วิดท์มีค่าสูงกว่า 10% ของ fr นอกจากนี้ยังให้นิยามสำหรับค่า Q (quality factor) ว่าเป็นอัตราส่วนระหว่างความถี่รีโซแนนท์และแบนด์วิดท์ดังสมการ

$$Q = \frac{Fr}{BW}$$

วงจรที่มีค่า Q สูงมากเท่าใด แบนด์วิดท์ก็จะยิ่งแคบเท่านั้น(เข้าไปใกล้วงจรในอุดมคติซึ่งต้องการเลือกความถี่ที่ผ่านวงจรกรองได้เพียงค่าเดียว) และเอาท์พุทก็จะมีขนาดสูงขึ้นด้วย เส้นประในรูป3.5a แสดงวงจรกรองแบนด์พาสที่ค่อนข้างต่ำ

จากรูป3.5b แสดงวงจรกรองความถี่เป็นช่วง ซึ่งใช้การรวมวงจรความถี่สูงและวงจรกรองความถี่ต่ำเข้าด้วยกัน (โดยที่วงจรใดมาก่อนกันก็ได้) R1 และ C2 คืออุปกรณ์ในการกรองความถี่ต่ำ ส่วน C1 และ R2 ใช้กรองความถี่สูง และสามารถหาความถี่รีโซแนนท์ f_r ได้จากสมการ

$$F_r = \frac{1}{2\pi \sqrt{R_p R_3 C_1 C_2}}$$

R1 =	<input type="text" value="10K"/>	Rp =	5 K	$R_p = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2}$
R2 =	<input type="text" value="10K"/>	Fr =	2251 Hz	$F_r = \frac{1}{2\pi \sqrt{R_p R_3 C_1 C_2}}$
R3 =	<input type="text" value="10K"/>	Q =	0.707	$Q = 0.5 \sqrt{\frac{R_3}{R_p}}$ เมื่อ $C_1 = C_2$
C1 =	<input type="text" value="0.01uF"/>	BW =	3184 Hz	$BW = \frac{F_r}{Q}$
C2 =	<input type="text" value="0.01uF"/>	f_H =	3844 HZ	$f_H = F_r + \frac{BW}{2}$
<input type="button" value="CHECK"/> <input type="button" value="RESET"/>		f_L =	659 HZ	$f_L = F_r - \frac{BW}{2}$

รูปที่ 3.5b วงจรกรองความถี่เป็นช่วง

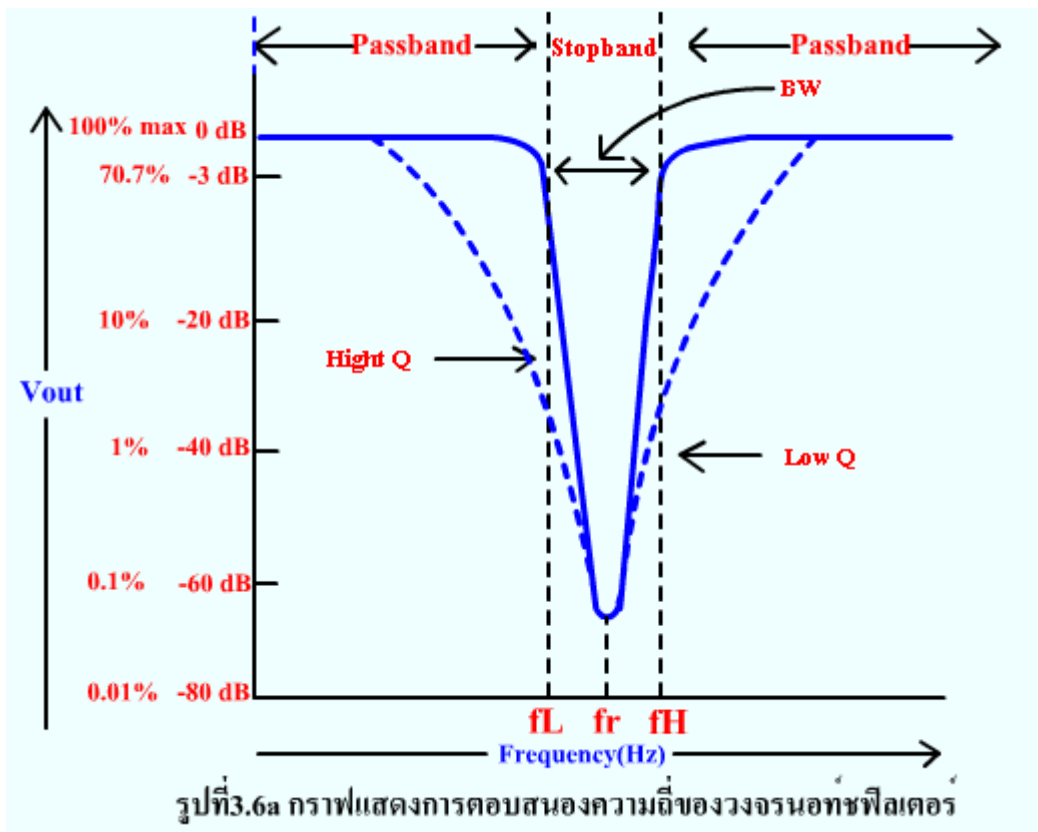
จากวงจรในรูป3.5b ตัวต้านทานR3 จะเป็นองค์ประกอบสำคัญในการเลือกความถี่ของสัญญาณที่ต้องการให้เข้ามา และความกว้างของความถี่นั้นๆ

R1 =	<input type="text" value="15K"/>	Rp =	7.5 K	Rp =	$\frac{R1 R2}{R1 + R2}$
R2 =	<input type="text" value="15K"/>	Fr =	300 Hz	Fr =	$\frac{1}{2\pi \sqrt{RpR3C1C2}}$
R3 =	<input type="text" value="15K"/>	Q =	0.707	Q =	$0.5\sqrt{\frac{R3}{Rp}}$ เมื่อ C1 = C2
C1 =	<input type="text" value="0.05uF"/>	BW =	424 Hz	BW =	$\frac{Fr}{Q}$
C2 =	<input type="text" value="0.05uF"/>	f_H =	512 HZ	f_H =	$Fr + \frac{BW}{2}$
<input type="button" value="CHECK"/> <input type="button" value="RESET"/>		f_L =	87 HZ	f_L =	$Fr - \frac{BW}{2}$

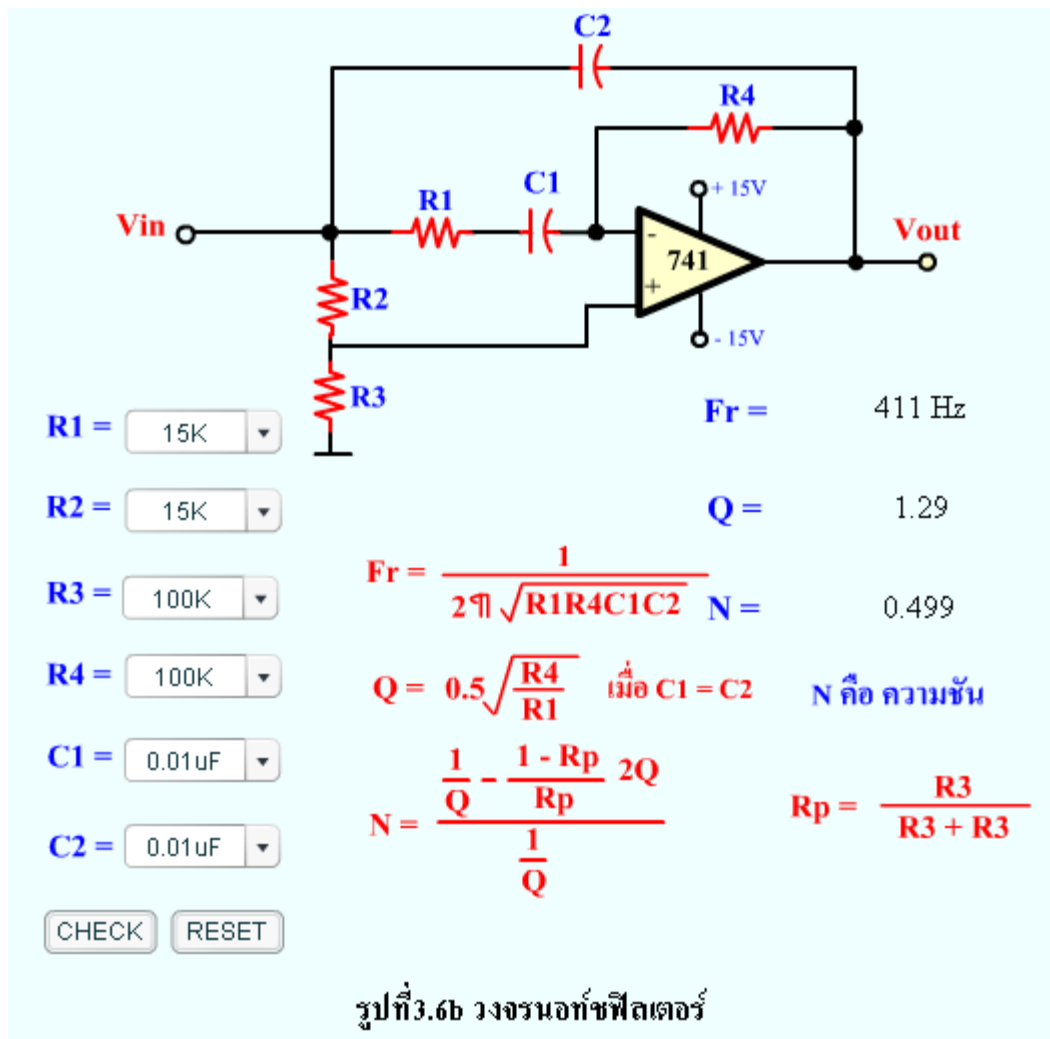
รูปที่ 3.5b วงจรกรองความถี่เป็นช่วง

3.6 วงจรนอ้ชฟิลเตอร์

วงจรชนิดนี้จะทำงานตรงข้ามกับวงจรกรองความถี่เป็นช่วง โดยที่วงจรนี้จะยอมให้ความถี่ต่างๆ ค่าผ่าน ยกเว้นความถี่ช่วงหนึ่งซึ่งได้กำหนดเอาไว้ โดยทั่วไป วงจรชนิดนี้มักถูกใช้เพื่อกันสัญญาณรบกวนที่เราทราบค่าความถี่แล้ว รูป 3.6a แสดงการตอบสนองต่อความถี่ของวงจรนอ้ชฟิลเตอร์



ในรูป 3.6b สามารถอธิบายได้ดังนี้ แรงดันอินพุต V_{in} จะถูกแบ่งตามอัตราส่วนระหว่าง R_2 และ R_3 ซึ่งแรงดันนี้จะถูกป้อนให้แก่ขั้วอินพุตทั้งสองของออปแอมป์ที่มีความถี่ต่ำกว่า f_c ค่าอิมพีแดนซ์ X_c ของตัวเก็บประจุจะสูงมาก ดังนั้นจึงไม่มีการป้อนสัญญาณกลับเป็นผลให้ V_{out} มีค่าประมาณ $(R_3/(R_2+R_3)) * V_{in}$ ซึ่งมีค่าเกือบเท่ากับ V_{in} มาก (เมื่อใช้ $R_3=50R_{in}$) แต่เมื่อความถี่ของอินพุตเข้าใกล้ f_c รีแอกแตนซ์ของตัวเก็บประจุจะทำงานกับตัวต้านทานในการป้อนสัญญาณเอาต์พุตกลับสู่อินพุต เป็นผลให้แรงดันเอาต์พุตลดลง และเกิดการเลื่อนเฟสด้วยเมื่อความถี่ของอินพุตมีค่าสูงกว่า f_c อิมพีแดนซ์ของตัวเก็บประจุจะลดลง และเป็นผลให้ขั้วเอาต์พุตเสมือนถูกลัดวงจรกับขั้วอินพุต ดังนั้นคือ อัตราขยายมีค่าเป็น 1 กลายเป็นวงจรตามแรงดัน (ในการพิจารณาวงจรนี้ เมื่อกล่าวถึงกรณีที่อิมพีแดนซ์ของ C มีค่าสูงๆ ให้คิดว่า C ถูกปิดวงจรและเมื่ออิมพีแดนซ์ของ C ลดลงให้คิดเสมือนว่า C ถูกลัดวงจร)



3.7 วงจรขมิตทริกเกอร์ (Schmitt trigger circuit)

วงจรขมิตทริกเกอร์ (Schmitt trigger circuit) คือ วงจรที่ทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณ อินพุตรูปร่างต่างๆ ให้ออกเอาต์พุตเป็นสัญญาณสี่เหลี่ยมหรือสัญญาณพัลส์เสมอ ซึ่งลักษณะของวงจรจะเป็นการป้อนกลับแบบบวก โปสิทีฟ ฟีดแบ็ค (Positive Feedback) ซึ่งการป้อนกลับแบบบวกนั้น จะถูกกำหนดโดยตัวต้านทาน 2 ตัว วงจรขมิตทริกเกอร์สามารถแบ่งออกเป็น 2 แบบ คือ เป็นวงจรอินเวอร์ตติ้งขมิตทริกเกอร์ และวงจรนอนอินเวอร์ตติ้งขมิตทริกเกอร์

3.7a วงจรอินเวอร์ตติ้งขมิตทริกเกอร์ วงจรขมิตทริกเกอร์ (Schmitt trigger circuit) เป็นวงจรที่ทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณรูปต่าง ๆ ที่ป้อนเข้าทางอินพุต เป็นสัญญาณสี่เหลี่ยมหรือสัญญาณพัลส์ แต่มีเฟดสัญญาณที่ออกเอาต์พุตตรงกันข้ามกับอินพุต ดังแสดงในรูปที่ 3.7a

$+V_{sat} = +9\text{ V}$
 $-V_{sat} = -9\text{ V}$
 $R1 = 10\text{ K}$
 $R2 = 10\text{ K}$

$$UTP = \frac{R1}{R1+R2} \cdot +V_{sat}$$

$$LTP = \frac{R1}{R1+R2} \cdot -V_{sat}$$

CHECK RESET แรงดัน UTP = 2.2222 Vp
 *หมายเหตุ UTP = +Vf
 แรงดัน LTP = -2.2223 Vp
 LTP = -Vf

รูปที่ 3.7a วงจรอินเวอร์ตึงขมิตทริกเกอร์

$+V_{sat} = +9\text{ V}$
 $-V_{sat} = -9\text{ V}$
 $R1 = 15\text{ K}$
 $R2 = 15\text{ K}$

$$UTP = \frac{R1}{R1+R2} \cdot +V_{sat}$$

$$LTP = \frac{R1}{R1+R2} \cdot -V_{sat}$$

CHECK RESET แรงดัน UTP = 3.3333 Vp
 *หมายเหตุ UTP = +Vf
 แรงดัน LTP = -3.3334 Vp
 LTP = -Vf

รูปที่ 3.7a วงจรอินเวอร์ตึงขมิตทริกเกอร์

หลักการทำงานของวงจรคือ เมื่อแรงดันที่ป้อนมาทางอินพุต V_i มีค่าน้อยกว่าแรงดันป้อนกลับ V_f แรงดันเอาต์พุตจะมีค่าเป็นบวกมีค่าเท่ากับ $+V_{sat}$ และเมื่อแรงดันอินพุต V_i มีค่าเพิ่มขึ้นมากกว่าแรงดันป้อนกลับ V_f แรงดันที่ออกเอาต์พุตจะมีค่าเป็น $-V_{sat}$ ซึ่งแรงดันป้อนกลับ V_f สามารถคำนวณได้จากสมการ

$$V_f = \frac{R_1}{R_1+R_2} \cdot \pm V_{sat}$$

จุดการเปลี่ยนแปลงของเอาต์พุตจะขึ้นอยู่กับอินพุต ซึ่งจะมีอยู่ 2 ระดับคือ จุดทริกเกอร์ช่วงบนหรือเรียกว่า อัปเปอร์ ทริกเกอร์พอยต์ (Upper trigger point ; UTP) และจุดทริกเกอร์ช่วงล่าง หรือเรียกว่า โลว์เวอร์ ทริกเกอร์พอยต์ (Lower trigger point ;LTP) สามารถคำนวณหาได้ดังนี้

$$UTP = \frac{R_1}{R_1+R_2} \cdot +V_{sat}$$

$$LTP = \frac{R_1}{R_1+R_2} \cdot -V_{sat}$$

3.7b วงจรนอนอินเวอร์ตติ้งชmittทริกเกอร์ วงจรนอนอินเวอร์ตติ้งชmittทริกเกอร์(Noninverting Schmitt trigger circuit) คือวงจรที่ทำหน้าที่เปลี่ยนแปลงรูปสัญญาณต่างๆ ที่ป้อนเข้าอินพุตให้เป็นรูปสัญญาณคลื่นสี่เหลี่ยมหรือสัญญาณพัลส์ออกที่เอาต์พุต และมีเฟสสัญญาณเหมือนกับอินพุตที่ป้อนเข้ามา ดังแสดงไว้ ในรูปที่ 3.7b

$+V_{sat} = +9\text{ V}$
 $-V_{sat} = -9\text{ V}$
 $R1 = 10\text{ K}$
 $R2 = 10\text{ K}$
 CHECK RESET

$$VR1 = \frac{R1}{R1+R2} \cdot V_{out}$$

$$UTP = \frac{R1}{R2} \cdot +V_{sat}$$

$$LTP = \frac{R1}{R2} \cdot -V_{sat}$$

$VR1 = 9\text{ V}_{p-p}$
 $LTP = -V_f$ แรงดัน UTP = 9 V_p
 $VR1 = V_{in}$ แรงดัน LTP = -9 V_p
 $VR2 = V_{out}$

รูปที่ 3.7b วงจรอนอินเวอร์ตึงขมิตทริกเกอร์

$+V_{sat} = +9\text{ V}$
 $-V_{sat} = -9\text{ V}$
 $R1 = 10\text{ K}$
 $R2 = 30\text{ K}$
 CHECK RESET

$$VR1 = \frac{R1}{R1+R2} \cdot V_{out}$$

$$UTP = \frac{R1}{R2} \cdot +V_{sat}$$

$$LTP = \frac{R1}{R2} \cdot -V_{sat}$$

$VR1 = 4.5\text{ V}_{p-p}$
 $LTP = -V_f$ แรงดัน UTP = 3 V_p
 $VR1 = V_{in}$ แรงดัน LTP = -3 V_p
 $VR2 = V_{out}$

รูปที่ 3.7b วงจรอนอินเวอร์ตึงขมิตทริกเกอร์

จากรูปที่ 3.7b เมื่อสัญญาณป้อนเข้าที่ขานอนอินเวอร์ตคั้งอินพุท สัญญาณเอาต์พุทจะเปลี่ยนจาก $-V_{sat}$ เมื่อแรงดันอินพุท V_i เพิ่มขึ้นถึง UTP และกลับลงมามีอีกครั้ง เมื่อแรงดันอินพุท V_i ตกลงถึง LTP ที่จุดทริกเกอร์ $V_R = V_o$ และ $V_R = V_i$ จะได้

$$V_{R1} = \frac{R1}{R1+R2} \cdot V_{out}$$

แรงดันทริกเกอร์ช่วงบน (UTP) สามารถหาได้จาก

$$UTP = \frac{R1}{R2} \cdot +V_{sat}$$

เมื่อเอาต์พุทเปลี่ยนแปลงเป็น $+V_{sat}$ แรงดันที่ขานอนอินเวอร์ตคั้งอินพุทจะเพิ่มขึ้นมาแล้ว ระดับกราวด์ทำให้เอาต์พุทเป็น $+V_{sat}$ การทำให้เอาต์พุทกลับไปเป็น $-V_{sat}$ อินพุท V_i ต้องมีแรงดันเป็นลบพอจ่ายในขานอนอินเวอร์ตคั้งคั้งลดลงระดับกราวด์ ดังนั้น LTP หาได้เช่นเดียวกับ UTP เพียงแต่เครื่องหมายตรงกันข้ามกัน

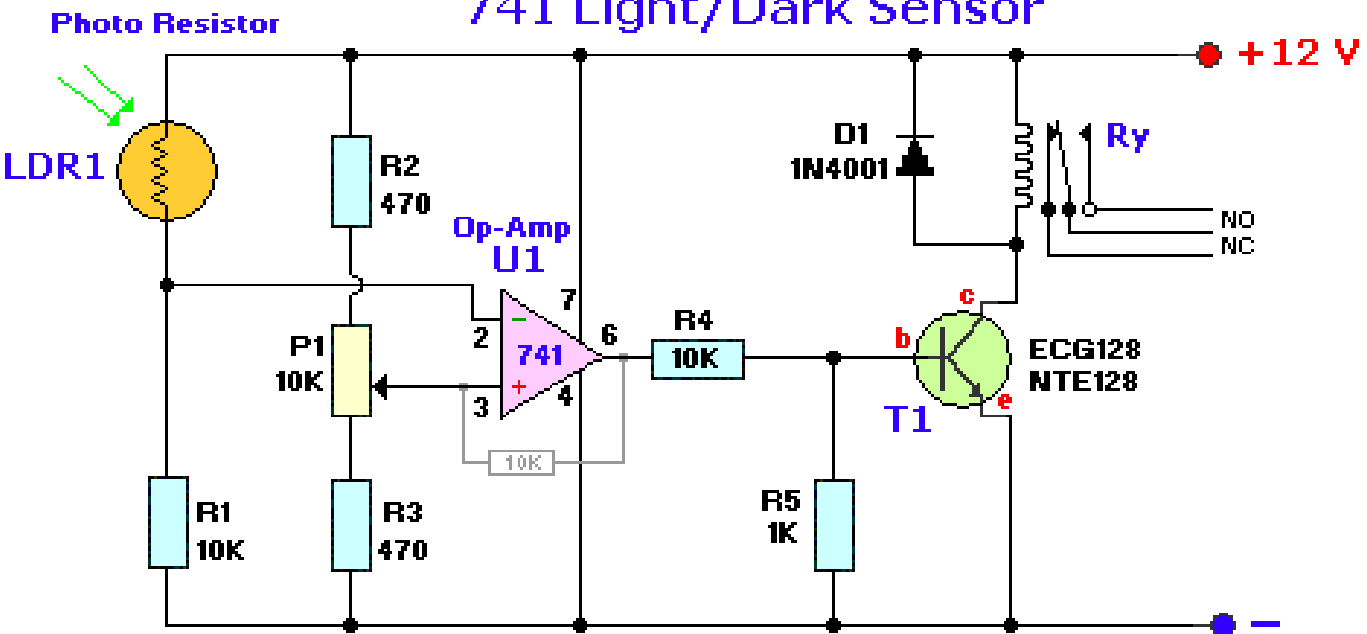
$$LTP = \frac{R1}{R2} \cdot -V_{sat}$$

ขอบคุณ แหล่งที่มาของข้อมูล

<http://opamp.awardspace.com>

Link จาก <http://www.cstc.ac.th/>

741 Light/Dark Sensor



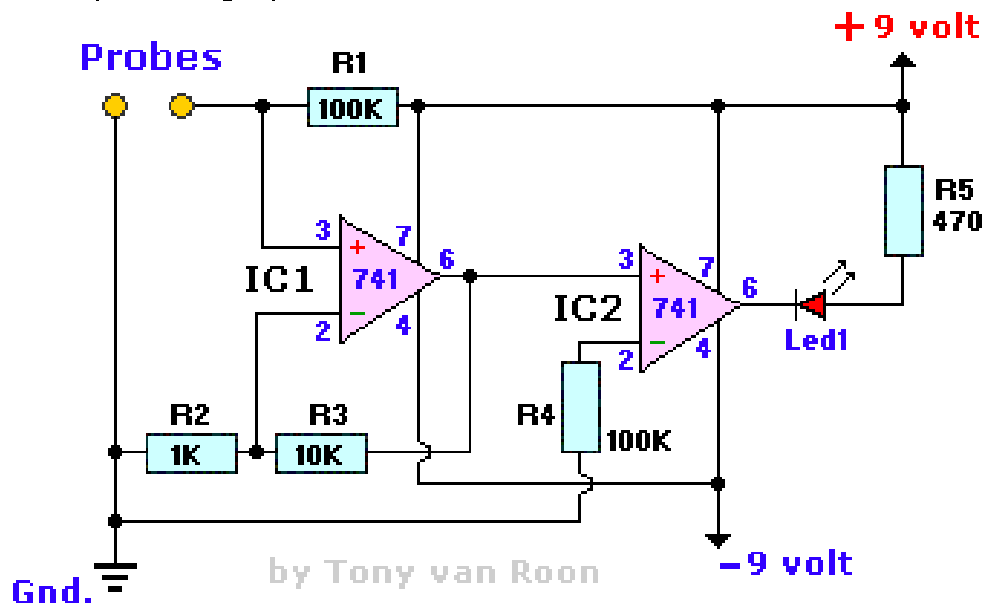
- Relais closes when no light falls on LDR1
- For reversed action, exchange LDR1 and R1
- Sensitivity can be adjusted with P1
- D1 prevents sparking of relay-coil when it opens
- If relay chatters put a 10K resistor over pins 3 & 6

by Tony van Rooon

Fig. 12

Smart Continuity Tester

<http://www.uoguelph.ca/~antoon>



by Tony van Rooon

Low-Power Amplifier

Single Power Supply

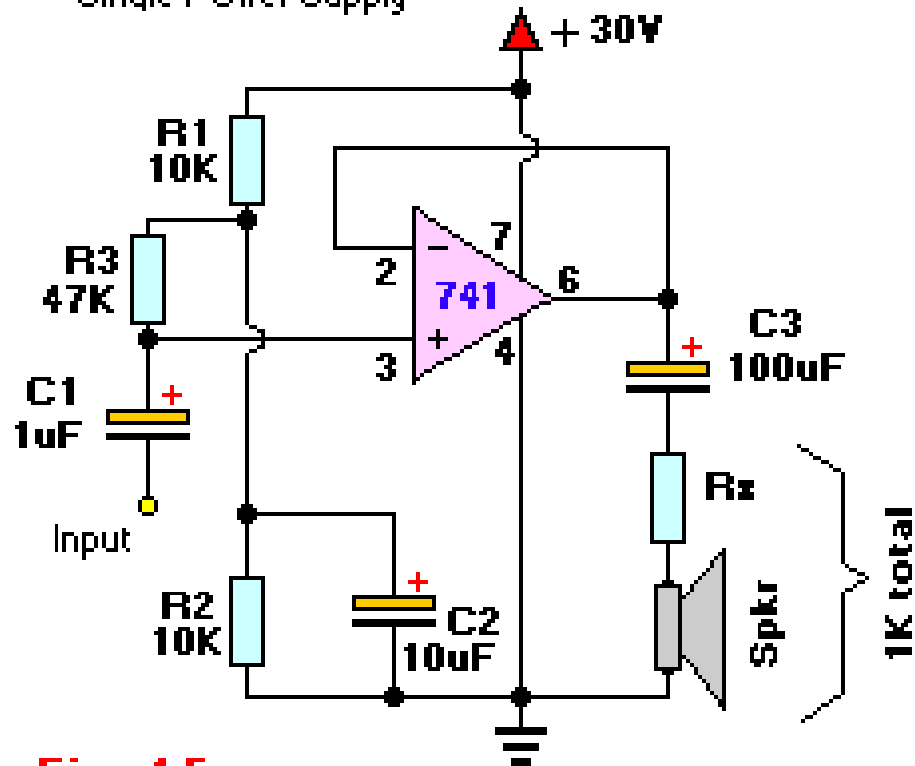


Fig. 15

12V Battery Monitor

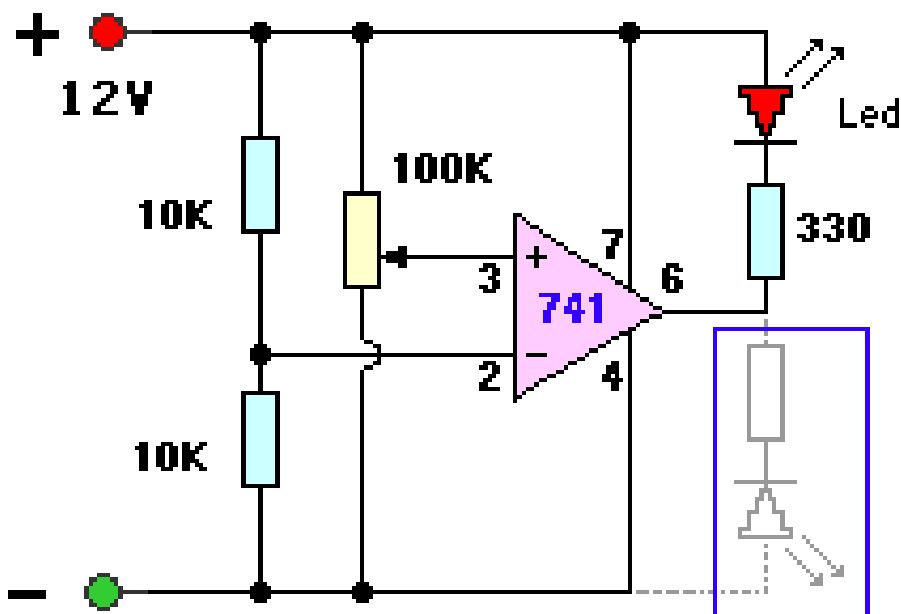
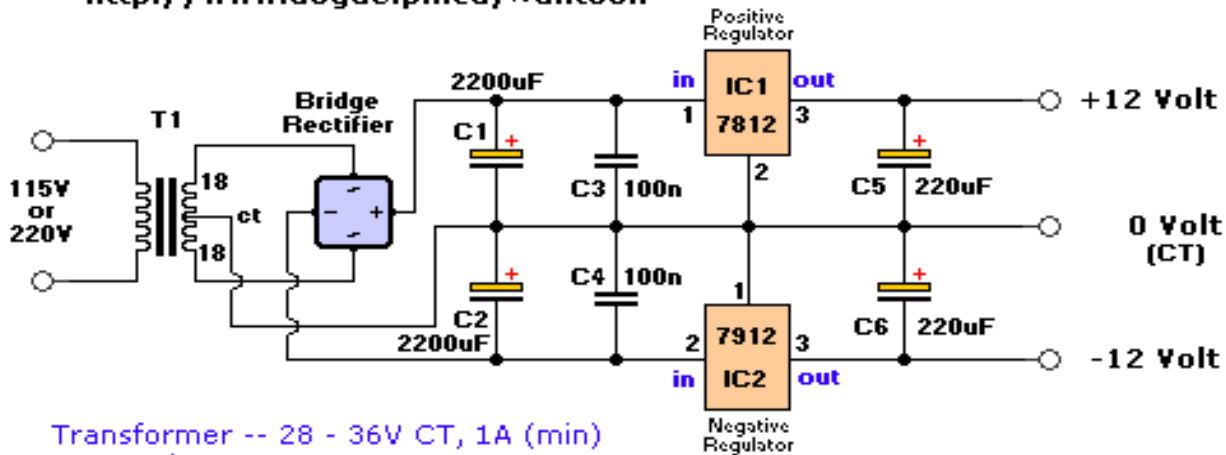


Fig. 14

Dual Voltage Power Supply

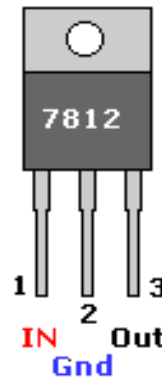
<http://www.uoguelph.ca/~vantoon>



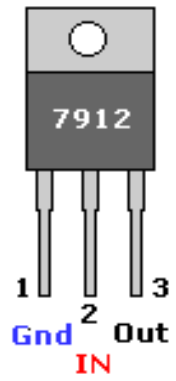
- Transformer -- 28 - 36V CT, 1A (min)
- Capacitors -- 35V
- Bridge Rectifier -- 100V, 2A
- C3,C4 -- Ceramic, 50V

Caution: Input/Ground are reversed between the 7812 and 7912.

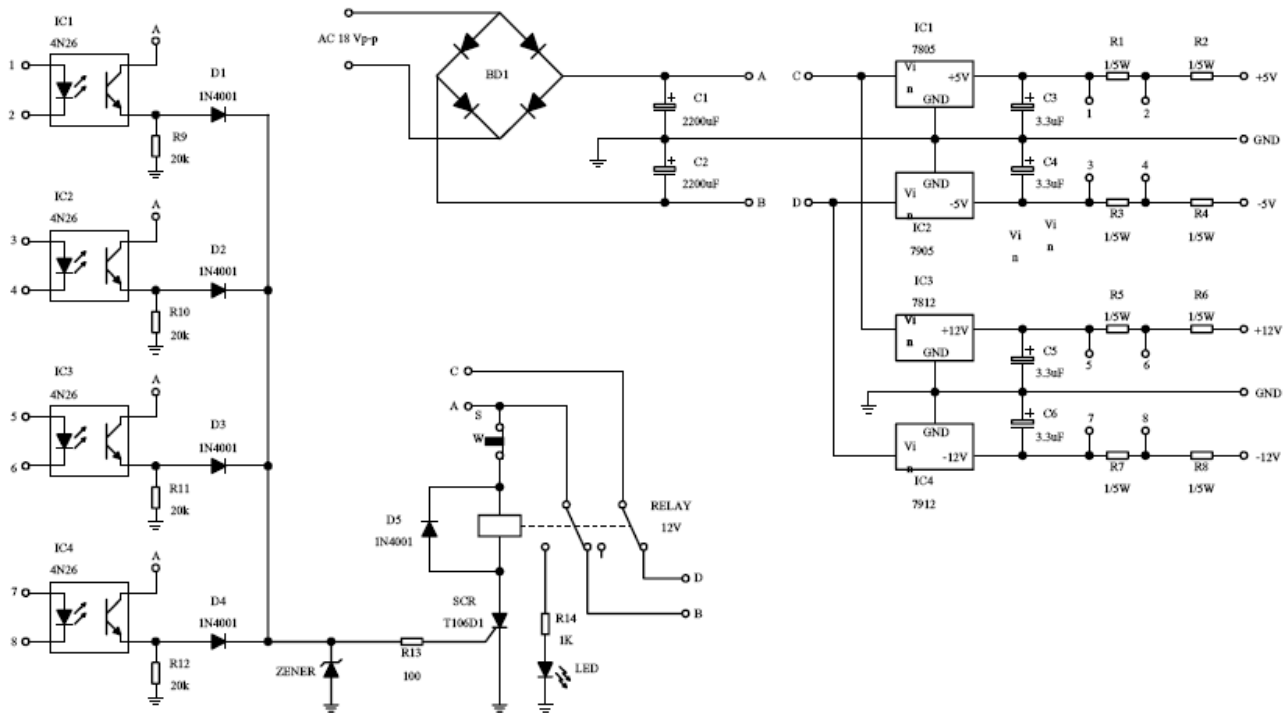
Pos. Reg.



Neg. Reg.



(C) Tony van Roon



จากวงจรแหล่งจ่ายไฟในภาพ จะเห็นว่าวงจรแยกออกเป็น 2 ส่วนด้วยกันคือ ส่วนของแหล่งจ่ายไฟ $V5_{\pm}$ และ $V12_{\pm}$ และส่วนของชุดป้องกันกระแสไหลเกิน ในส่วนที่เป็นวงจรแหล่งจ่ายไฟก็จะแยกออกเป็นวงจรแหล่งจ่ายไฟขนาด $V5_{\pm}$ ซึ่งใช้ไอซีเร็กกูเลเตอร์เบอร์ 7805 กับ 7905 เป็นวงจรสร้างแรงดันขนาด $V5+$ และ $V5-$ ตามลำดับ แหล่งจ่ายไฟขนาด $V12_{\pm}$ ก็ใช้ไอซีเร็กกูเลเตอร์เบอร์ 7812 กับ 7912 เป็นตัวสร้างแรงดัน $V12+$ และ $V12-$

ส่วนที่ 2 เป็นส่วนของวงจรป้องกันกระแสไหลเกิน ในชุดทดลองนี้จะป้องกันกระแสไม่ให้ไหลเกิน A1 วงจรป้องกันนี้จะใช้ออปโตไดโอดเบอร์ 4N26 เป็นตัวตรวจจับการไหลของกระแสที่ไหลออกเอาต์พุตของวงจรแหล่งจ่ายไฟ โดยต่อขา 1 และขา 2 ของออปโตไดโอดตัวด้านทานขนาด เมื่อกระแสที่เอาต์พุตไหลเกิน แรงดันที่ตกคร่อมตัวด้านทาน นั้นจะทำให้ออปโตไดโอดทำงานส่งผลให้ เอสซีอาร์ ทำงานมีกระแสไฟไหลผ่านรีเลย์ รีเลย์จะทำการดึงหน้าสัมผัสที่ต่ออยู่ออกจากกัน ซึ่งเป็นการตัดกระแสไฟที่ป้อนให้กับอินพุตของภาคแหล่งจ่ายไฟออก ภาคแหล่งจ่ายก็จะหยุดทำงานและจะมีหลอดไฟแสดงสถานการณ์ทำงานของวงจรติดขึ้นมาให้ผู้ใช้งานทราบว่าขณะนี้มีการไหลเกินเกิดขึ้น ซึ่งสาเหตุหนึ่งของกระแสไหลเกินนี้อาจเกิดจากการลัดวงจร เมื่อทำการแก้ไขข้อผิดพลาดเรียบร้อยแล้วก็เพียงแคกดปุ่มรีเซ็ต (RESET) แหล่งจ่ายไฟก็จะกลับมาทำงานตามเดิม