

การทดลองที่ 5 การนำทรานซิสเตอร์มาใช้งานในลักษณะของสวิตช์

จุดประสงค์

เพื่อศึกษาการทำงานของไปโพล่าทรานซิสเตอร์ในลักษณะของการสวิตช์ และชดเชยเพื่อเพิ่มความเร็วในการทำงานของการสวิตช์

บทนำ

ในการนำทรานซิสเตอร์ไปใช้งานเป็นวงจรรขยาย ทรานซิสเตอร์นั้นจะทำงานอยู่ในบริเวณแอกทีฟ สำหรับการนำทรานซิสเตอร์มาใช้งานในลักษณะการสวิตช์ ทรานซิสเตอร์นั้นจะทำงานในบริเวณอิ่มตัวและบริเวณคัทออฟในการทำงานแบบสวิตช์ของทรานซิสเตอร์ในอุดมคติ เมื่อขนาดของ V_{BE} เพียงพอที่จะให้รอยต่ออิมิตเตอร์นำกระแส ก็จะมีการไหลผ่านทรานซิสเตอร์นั้นทันที แต่ในความเป็นจริงหาได้เป็นเช่นนั้นไม่ ถ้าป้อนอินพุต V_{in} ในลักษณะของ step input จะต้องเสียเวลาส่วนหนึ่งไปในการประจุหรือคายประจุของ capacitance ที่รอยต่อของทรานซิสเตอร์ ซึ่งจะทำให้เกิด Delay ขึ้น ดังรูปที่ 1 นิยามของค่าเวลาต่างๆ ของระบบใดๆ มีดังต่อไปนี้

Rise time : t_r คือเวลาที่ใช้ในการเพิ่มขึ้นของกระแส หรือศักดาใดๆ จาก 10% ของค่าสูงสุด (ไม่รวม over shoot) ไปยัง 90%

Fall time : t_f คือ เวลาที่ใช้ในการลดลงของกระแส หรือศักดาจาก 90% ของค่าสูงสุดลงสู่ 10%

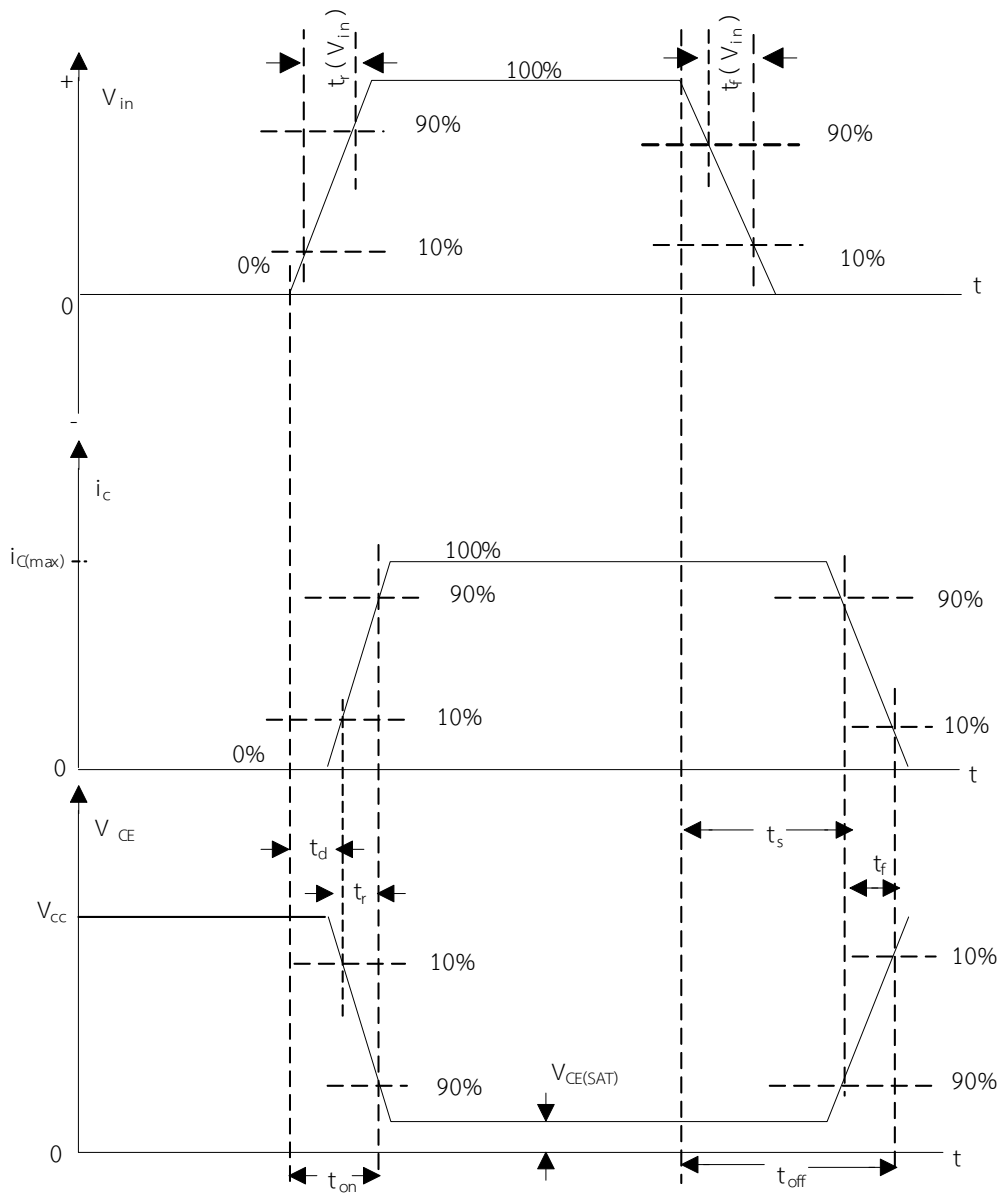
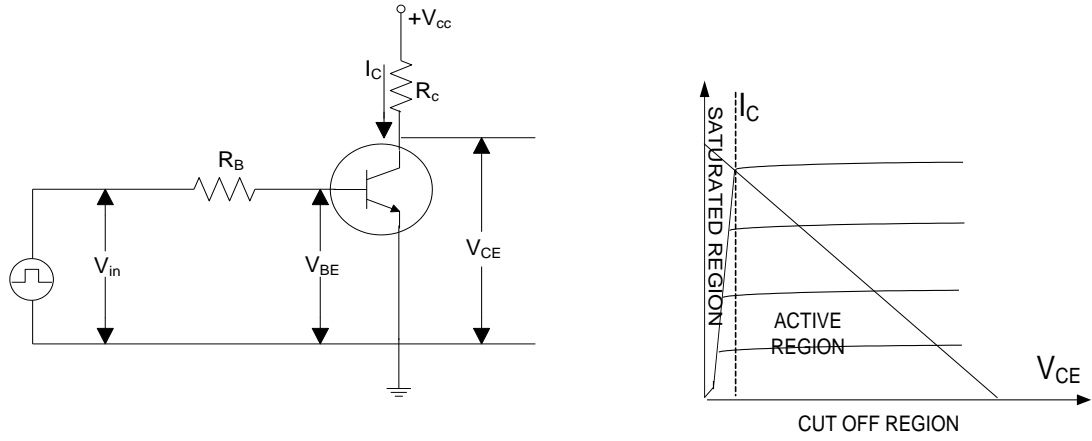
Delay time : t_d คือ เวลาที่นับจากขณะที่เริ่มต้น Drive input ไปจนถึงเวลาที่ output เริ่มตอบสนองถึง 10% ของค่าสูงสุด

On time : t_{on} คือ เวลาที่นับจากขณะที่เริ่มต้น Drive input ไปจนถึงเวลา output เริ่มตอบสนองถึง 90% ของค่าสูงสุดซึ่ง

$$t_{on} = t_d + t_r \quad (1)$$

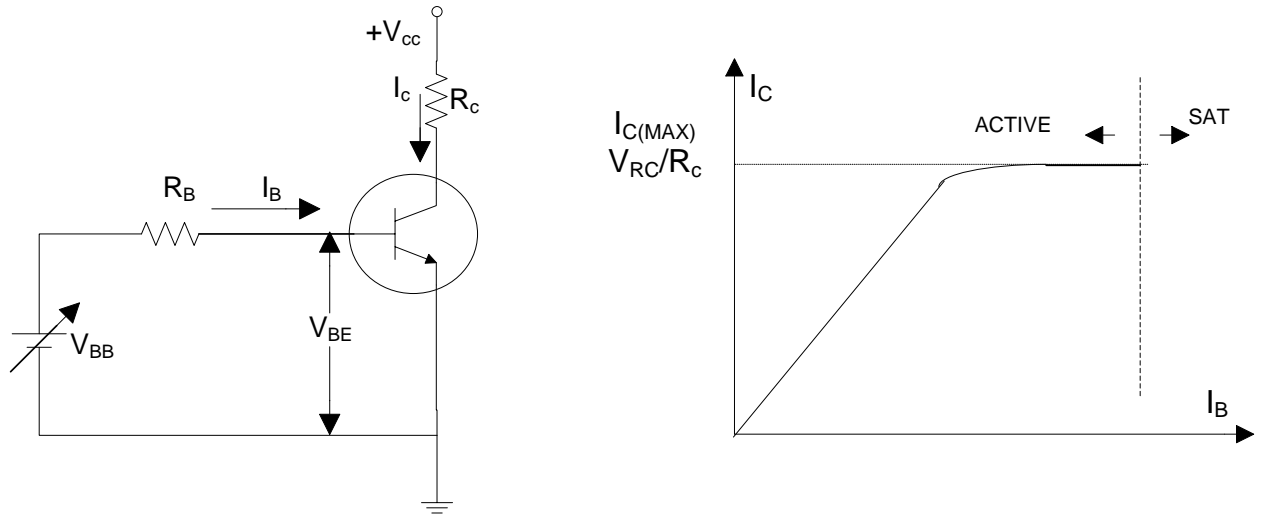
Storage time : t_s คือ เวลาที่นับจากเมื่อ input drive หมดไป ไปจนถึงเวลาที่ output เริ่มตอบสนองลดลงเหลือ 90% ของค่าสูงสุด

Off time : t_{off} คือ เวลาที่นับจากเมื่อ input drive หมดไป ไปจนถึงเวลาที่ output ตอบสนองจนลดลงเหลือ 10% ของค่าสูงสุด



รูปที่ 1

$$t_{\text{off}} = t_s + t_r \quad (2)$$



รูปที่ 2

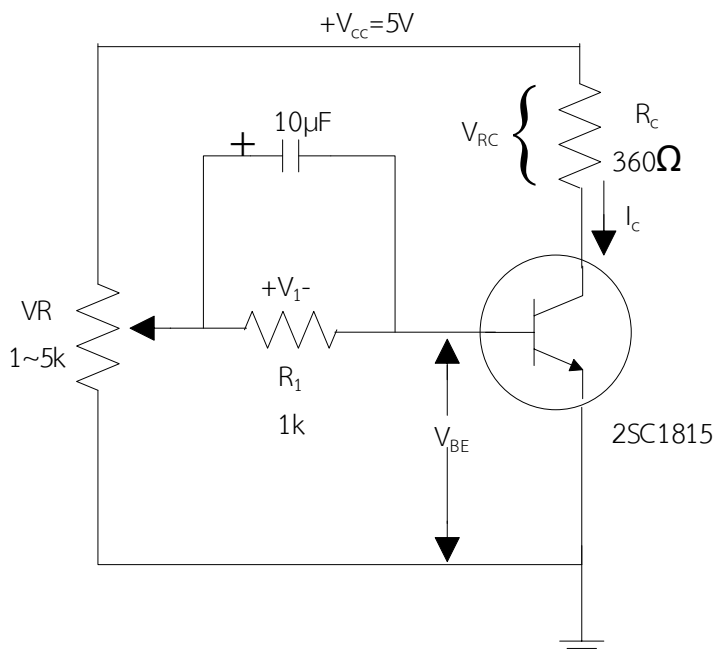
จากรูปที่ 2 ค่าของกระแส I_C สูงสุดจะไหลได้ไม่เกิน

$$I_{C(\text{MAX})} = \frac{[V_{CC} - V_{CE(\text{SAT})}]}{R_L} \quad (3)$$

เมื่อเราให้ศักดาไบอัส V_{BE} เพิ่มขึ้นไปเรื่อยๆ กระแส I_C ก็จะเพิ่มขึ้นตาม I_B เมื่อค่า I_C เพิ่มขึ้นจนเกือบถึงหรือถึง $I_{C(\text{MAX})}$ I_C จะไหลมากกว่า $I_{C(\text{MAX})}$ ไม่ได้แม้ว่าจะเพิ่ม I_B เข้าไปอีกเท่าใดก็ตาม ในขณะนี้ทรานซิสเตอร์จะเข้าสู่สภาวะอิ่มตัว ในขณะที่ทรานซิสเตอร์เข้าสู่สภาวะอิ่มตัวจะพบว่า

- การที่จะขับทรานซิสเตอร์ให้เข้าสู่การนำกระแสอย่างเต็มที่ (อิ่มตัว) จะต้องใช้ I_B มากกว่าการใช้งานปกติ หรือกล่าวอีกนัยหนึ่งว่า ค่า β ของทรานซิสเตอร์ในขณะอิ่มตัว $\beta_{(\text{SAT})}$ จะมีค่าต่ำกว่า β ของทรานซิสเตอร์นั้น โดยปกติค่า $\beta_{(\text{SAT})}$ มักมีค่าไม่เกิน 20
- ขณะที่ทรานซิสเตอร์อิ่มตัว ค่าของศักดา V_{BE} ที่ขับทรานซิสเตอร์นั้นอิ่มตัวจะมีมากกว่า V_{BE} ในสภาวะปกติ และจะมีมากกว่าศักดา $V_{CE(\text{SAT})}$ ซึ่งจะทำให้รอยต่อ BC จะกลายเป็น Forward Bias ซึ่งจะทำให้มีประจุสะสมในตัวทรานซิสเตอร์มากกว่าสภาวะปกติ
- จากการที่ต้องขับทรานซิสเตอร์มากกว่าปกติ จะทำให้ประจุจำนวนมากสะสมอยู่ในตัวทรานซิสเตอร์ ซึ่งจะทำให้เวลาในการตอบสนองของทรานซิสเตอร์ช้าลง กว่าในขณะทำงานในลักษณะของวงจรถ่าย

การทดลองตอนที่ 1 ทรานซิสเตอร์ที่สภาวะอิ่มตัว



- 1.1) ต่อวงจรตามรูปที่ 3 ก่อนป้อนไฟเลี้ยงวงจรให้ปรับขากลางของ VR มีค่าต่ำสุดก่อน
- 1.2) ใช้ออสซิลโลสโคปวัดค้ดาคคร่อม R_C : V_{RC} แล้วค่อยๆปรับ VR จะมีค่าค่อยๆเพิ่มขึ้น ค่อยๆ ปรับค่า VR ซ้ำๆ จนค้ดาค V_{RC} มีค่าไม่เพิ่มขึ้น แล้วให้หยุดปรับ VR ทันที

รูปที่ 3

ในขณะนี้ทรานซิสเตอร์อยู่ในสภาวะนำกระแสอิ่มตัว วัดค้ดาคคร่อม R_C : V_{RC} , V_{BE} , V_1

$V_{RC} = \dots\dots\dots V =$ จะได้ $I_C = V_{RC} / R_C = \dots\dots\dots mA = I_{C(SAT)}$

$V_{BE} = \dots\dots\dots V = V_{BE(SAT)}$

$V_1 = \dots\dots\dots V, I_B = V_1 / R_1 = \dots\dots\dots \mu A$

$V_{CE} = V_{CC} - V_{RC} = \dots\dots\dots V = V_{CE(SAT)}$

จะได้ $V_{CB} = V_{CE} - V_{BE} = \dots\dots\dots V$

1.3) เปลี่ยนค่า R_C เป็น 100 Ω ปรับขากลางของ VR ให้ปรับขากลางของ VR มีค่าต่ำสุดก่อนจ่ายไฟเลี้ยงวงจร วัดค้ดาคคร่อม R_C : V_{RC} ค่อยๆ ปรับ VR ซ้ำๆจนทำให้ V_{RC} มีค่าเป็น $100\Omega \times I_{C(SAT)}$ จากข้อ 1.2 =.....V ซึ่งจะทำให้ทรานซิสเตอร์มีกระแสไหลเท่ากับ $I_{C(SAT)}$ ซึ่งวัดในข้อที่ 1.2

เมื่อปรับ VR จนทรานซิสเตอร์มีกระแสไหลเท่ากับ $I_{C(SAT)}$ ของข้อ 1.2 แล้วให้หยุดปรับ VR ทันที ในขณะนี้ทรานซิสเตอร์มีกระแส I_C ไหล = เท่ากับ $I_{C(SAT)}$ ของข้อ 1.2 แต่อยู่ในสภาวะแอกทีฟ วัดค้ดาค V_{BE} , V_{CE} , V_1

$I_C = V_{RC} / R_C \dots\dots\dots mA$

วัดค่า $V_1 = \dots\dots\dots V$ จะได้ $I_B = V_1 / 1k = \dots\dots\dots \mu A$

$V_{BE} = \dots\dots\dots V$

$V_{CE} = \dots\dots\dots V$

จะได้ $V_{CB} = V_{CE} - V_{BE} = \dots\dots\dots V$

1.4) เปรียบเทียบค่า I_B และ V_{CB} ของข้อ 1.2 กับ 1.3 (มากกว่าหรือน้อยกว่า, ทิศทางของไบอัส)

1.4.1 ทรานซิสเตอร์นำกระแสอิ่มตัว (จากข้อ 1.2)

$I_{C(SAT)} = \dots\dots\dots mA, I_B = \dots\dots\dots \mu A$

$V_{BE} = \dots\dots\dots V, \quad V_{CB} = \dots\dots\dots V$

1.4.2 ทราบซิสเตอร์แอกทีฟ (จากข้อ 1.3)

$I_C = \dots\dots\dots mA$ (เท่ากับ $I_{C(SAT)}$), $I_B = \dots\dots\dots \mu A$

$I_B = \dots\dots\dots \mu A$ เปรียบเทียบกับ ข้อ 1.2 พบว่า.....

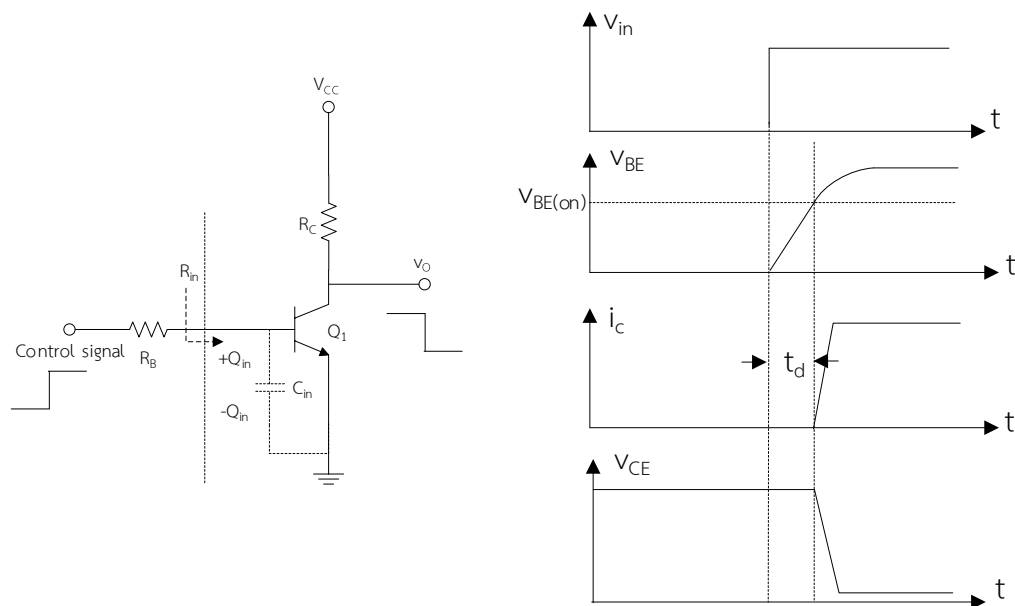
$V_{BE} = \dots\dots\dots V$ เปรียบเทียบกับ ข้อ 1.2 พบว่า.....

$V_{CB} = \dots\dots\dots V$ เปรียบเทียบกับ ข้อ 1.2 พบว่า.....

1.4.3 เปรียบเทียบค่า $V_{CE(SAT)}$ กับค่า $V_{BE(SAT)}$ ที่วัดได้กับค่าจาก Datasheet

.....

การทดลองตอนที่ 2 ผลของความจุไฟฟ้าที่รอยต่อ BE



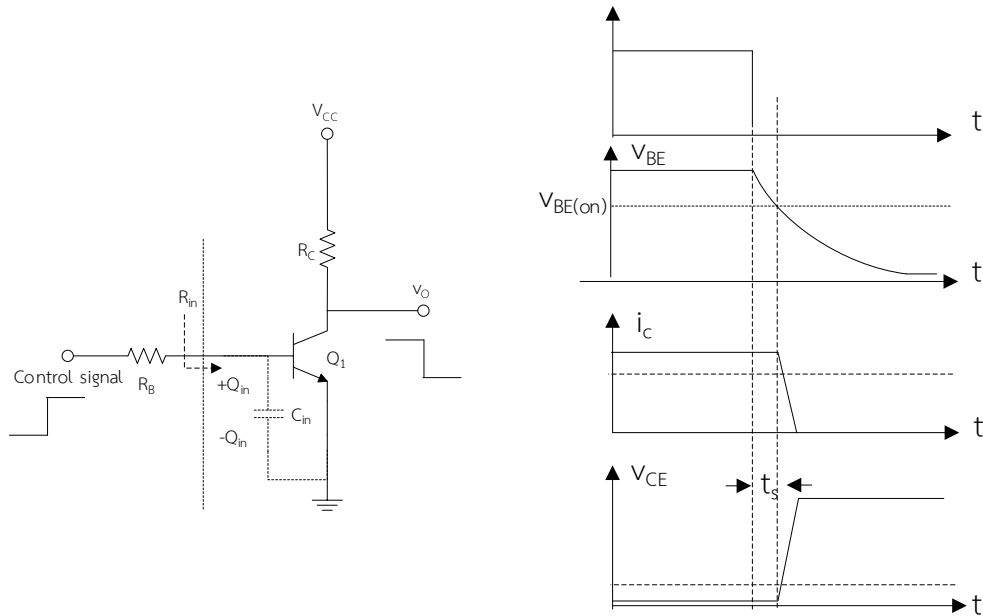
รูปที่ 4 cut-off to saturate transition

ที่รอยต่อภายในตัวทรานซิสเตอร์ ไม่ว่าจะได้รับ Forward Bias หรือ Reverse Bias ก็ตามจะมี Capacitance เกิดขึ้นที่รอยต่อเสมอ ซึ่งทำให้เกิด Delay ขึ้นในวงจร

หากพิจารณาในรูปที่ 4 เมื่อเราป้อน step input ให้กับทรานซิสเตอร์ กระแสอินพุทจะต้องเสียเวลาส่วนหนึ่งในการประจุ C_{in} เพื่อให้ V_{BE} มีค่าเพียงพอที่จะทำให้รอยต่อ BE นำกระแส และจากการที่อินพุทจะขับทรานซิสเตอร์ให้นำกระแสอย่างเต็มที่นั้นจะมีค่ามากกว่าปกติ ค่าของ C_{in} จะมีค่ามากกว่า C_{in} ของวงจรขยายปกติหลายเท่า

ในขณะที่อินพุทที่ขับทรานซิสเตอร์หมดไปจะเป็นดังรูปที่ 5 เมื่ออินพุทลดลงเป็นศูนย์ทันทีทันใด ในขณะที่ทรานซิสเตอร์นำกระแสอย่างเต็มที่ จะเต็มไปด้วยประจุ หรือ C_{in} มีประจุอยู่มากมาย เมื่ออินพุทลดลงอย่างทันทีทันใด ประจุที่สะสมอยู่ใน C_{in} จะยังคงทำให้ทรานซิสเตอร์นำกระแสอยู่ต่อไป ถึงแม้ว่าจะไม่มีอินพุทแล้วก็ตาม จนเวลาผ่านไปชั่วระยะ

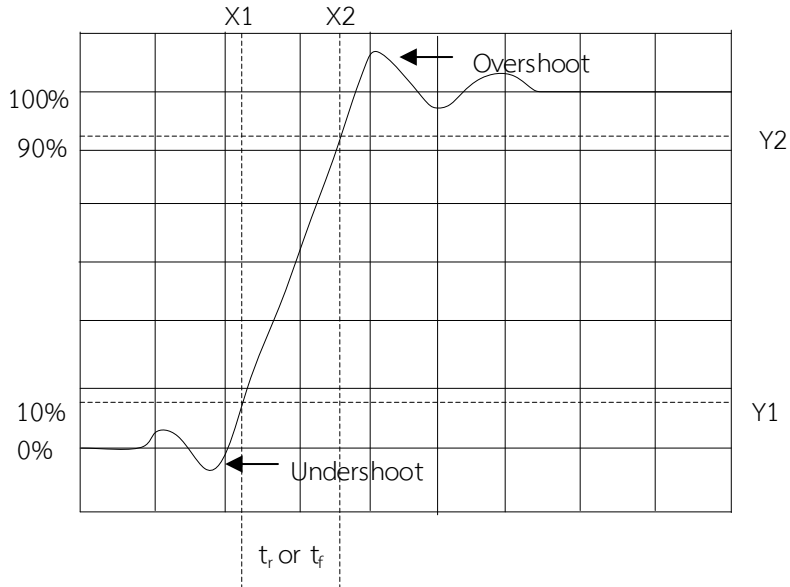
หนึ่ง C_{in} จะคายประจุจนศักดาคร่อม C_{in} มีค่าไม่เพียงพอที่จะทำให้รอยต่อ BE นำกระแสทรานซิสเตอร์จึงจะเข้าสู่สภาวะคัทออฟ



รูปที่ 5 Saturated to cut-off transition

ในการวัดค่าเวลาต่างๆให้ดำเนินการวัดและบันทึกข้อมูลดังต่อไปนี้

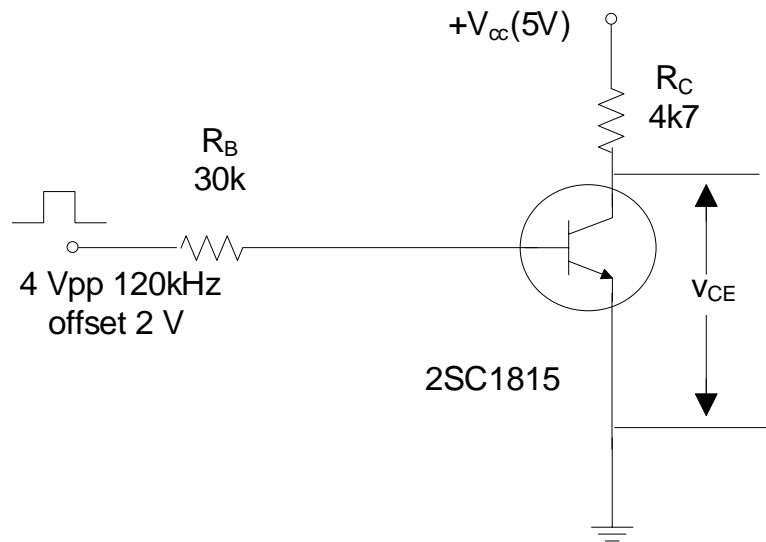
- ก) ขยายกราฟ (ปุ่ม Horizontal) ให้เห็นช่วงขาขึ้นหรือขาลงของสัญญาณ ให้ปรับเลื่อนซ้ายขวาเลือกเฉพาะตำแหน่งที่จะวัด (เฉพาะขาขึ้นหรือขาลง) ดังรูป
- ข) ปรับมาตราส่วนของแนวตั้ง (V/Div) ให้เห็นรูปคลื่นบนจอมีขนาดใหญ่กว่า 6 ช่อง ปรับ เลื่อนซ้ายขวาเพื่อให้อ่านค่าได้สะดวกดังรูป
- ค) ใช้ออสซิลโลสโคปวัดอินพุตเทียบกับเอาต์พุต พร้อมกันทั้ง 2 ช่อง โดยวัดในลักษณะของ DC ดังนั้นจะต้องหาระดับของกราวนด์ด้วยทุกครั้ง
- ง) วาดหรือบันทึก waveform ไว้ แล้วอ่านค่าเวลาต่างๆ จากรูปกราฟอาจจะสะดวกกว่าอ่านค่าเวลาบนจอออสซิลโลสโคป สำหรับออสซิลโลสโคปบางรุ่น จะมี cursors X1 X2 กับ Y1 Y2 ช่วยให้อ่านค่าเวลาต่างๆได้จากออสซิลโลสโคปโดยตรง



รูปที่ 7

- 2.1) ต่วงจรดังรูปที่ 8 ป้อนสัญญาณอินพุตเป็น square wave ขนาด $4 V_{pp}$ ความถี่ 120kHz Offset 2 V
- 2.2) ใช้ออสซิลโลสโคปวัดรูปร่างของสัญญาณอินพุตและเอาต์พุตบันทึกกราฟลงในตารางกราฟที่ 2-1 เปรียบเทียบกัน
- วัดค่า t_d , t_r , t_s , t_f ของเอาต์พุต

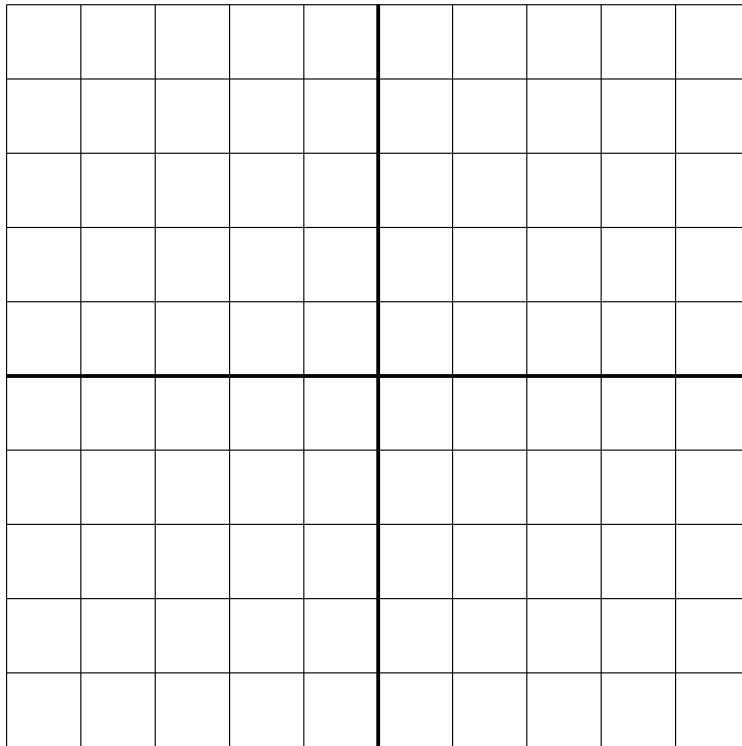
$t_r = \dots\dots\dots$, $t_d = \dots\dots\dots$, $t_s = \dots\dots\dots$, $t_f = \dots\dots\dots$



รูปที่ 8

- 2.3) เปลี่ยนค่า R_B เป็น 10K วัดค่าเวลาต่างๆของเอาต์พุตเหมือนข้อ 2.2 บันทึกกราฟ V_o ลงในตารางกราฟที่ 2-1 และ
- วัดค่า t_d , t_r , t_s , t_f เปรียบเทียบความแตกต่างกับข้อ 2.2

$t_r = \dots\dots\dots$, $t_d = \dots\dots\dots$, $t_s = \dots\dots\dots$, $t_f = \dots\dots\dots$



Vin _____ V/Div

2.2 _____ V/Div

2.3 _____ V/Div

Time/Div _____

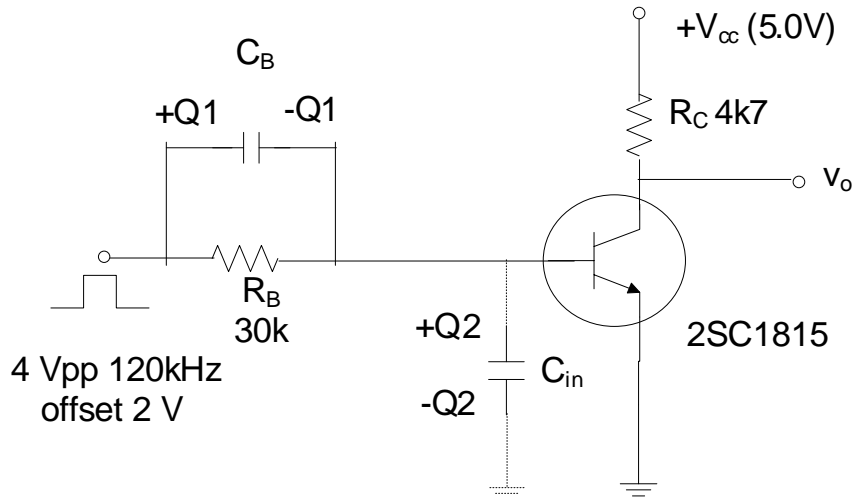
ตารางกราฟรูปที่ 2-1

การทดลองตอนที่ 3 การชดเชยผลที่เกิดขึ้นเนื่องจาก Input capacitance ระหว่างรอยต่อ BE

สามารถทำได้โดยใช้ C_B ต่อขนานกับ R_B C_B นี้มีชื่อเรียกว่า Speed up capacitor เมื่อทรานซิสเตอร์ได้รับอินพุตอย่างทันทีทันใด C_B จะเสมือนลัดวงจร และจะถูกประจุอย่างรวดเร็ว Input capacitance ภายใน (C_{in}) ก็จะถูกประจุอย่างรวดเร็วโดยผ่าน C_B ทำให้ทรานซิสเตอร์เริ่มทำงานได้เร็วขึ้น ถ้าเลือกค่า C_B เหมาะสม ประจุที่ C_B จะเท่ากับประจุ C_{in} เมื่ออินพุตที่ขับเบสลดลงอย่างทันทีทันใดประจุ $+Q_2$ ใน C_{in} จะถูก Recombination กับ $-Q_1$ ที่ C_B ทำให้ทรานซิสเตอร์คัทออฟได้เร็วขึ้นถ้าใช้ C_B น้อยเกินไปก็จะไม่สามารถชดเชยได้ แต่ตัว C_B ค่ามากเกินไปก็จะทำให้เกิด Overshoot หรือ Undershoot

ค่า C ที่เหมาะสมจะมีค่าประมาณ

$$C_B R_B = C_{in} R_{in} \quad (4)$$

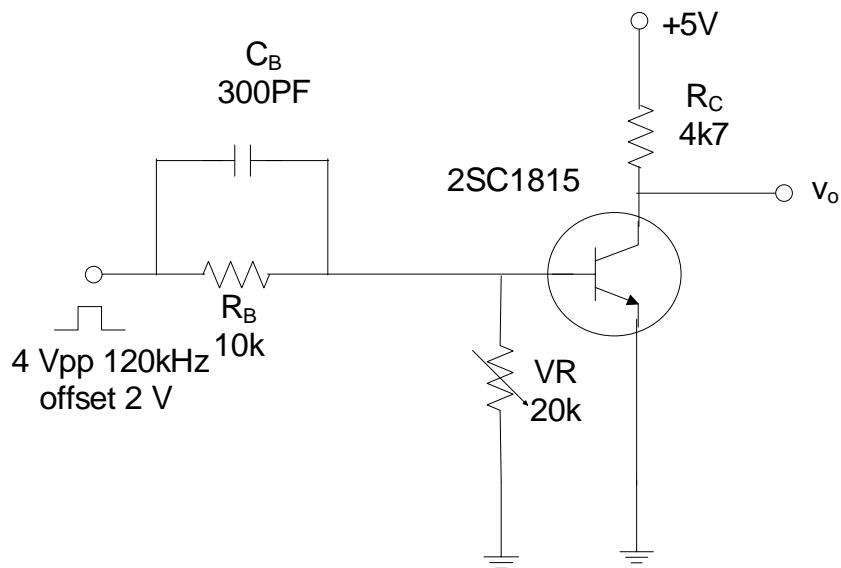


รูปที่ 9

3.1) ใช้วงจรในรูปที่ 9 C_B ค่าไม่เกิน 50 pF C_{in} เป็นตัวเก็บประจุที่มีอยู่ภายในตัวทรานซิสเตอร์อยู่แล้ว ไม่ต้องต่อ บันทึกรูปคลื่น V_o ลงในตารางกราฟที่ 3-1 และวัดค่า t_d, t_r, t_s, t_f
 $t_r = \dots, t_d = \dots, t_s = \dots, t_f = \dots$

3.2) ใช้วงจรในรูปที่ 10 ก่อนเปิดไฟเลี้ยงวงจรให้ปรับค่า VR ให้มีค่าสูงสุดก่อน เมื่อป้อนไฟเลี้ยงวงจรจะเห็นรูปคลื่นเอาท์พุทที่มี Undershoot เกิดขึ้น ดังแสดงในรูปที่ 7 ซึ่งแสดงว่าค่าของ C_B มากเกินไป

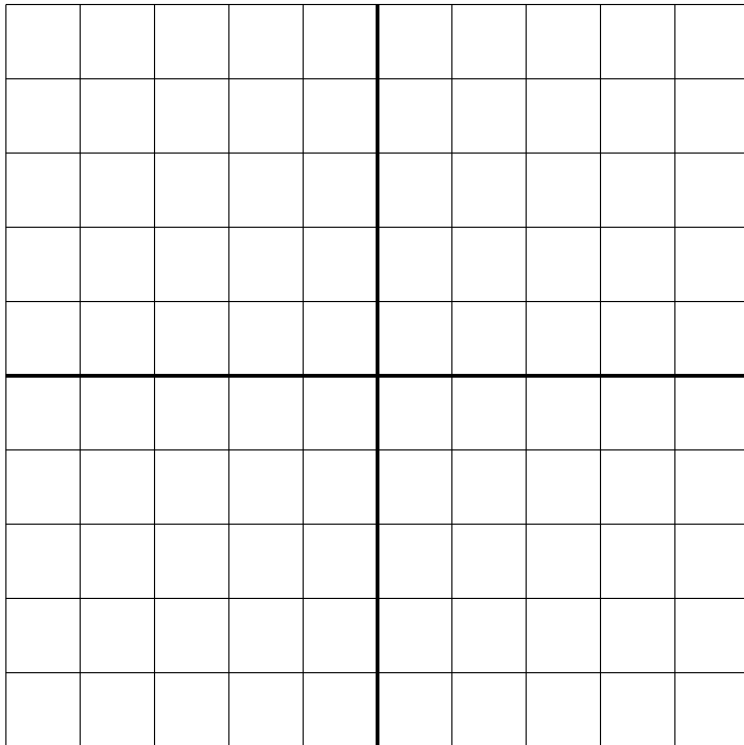
เพื่อที่จะชดเชยผลของ C_{in} อย่างพอเหมาะค่าของ C_B จะต้องเป็น $C_{in} R_{in} / R_B$ ในที่นี้จะเปลี่ยนค่า R_{in} ของวงจรเพื่อให้ค่าของ C_B สอดคล้องกับสมการที่ 4 โดยค่อยๆปรับค่า VR จะเห็นว่า Undershoot จะค่อยๆ ลดลงปรับ VR จน Undershoot หดไป (ถ้าพบว่าไม่มี Undershoot ก็ข้ามขั้นตอนนี้ไป)



รูปที่ 10

3.3 บันทึกรูปคลื่น V_o ลงในตารางกราฟที่ 3-1 และวัดค่า t_d , t_r , t_s , t_f ห้ามปรับค่า VR อีกแล้วทำการทดลองต่อไป

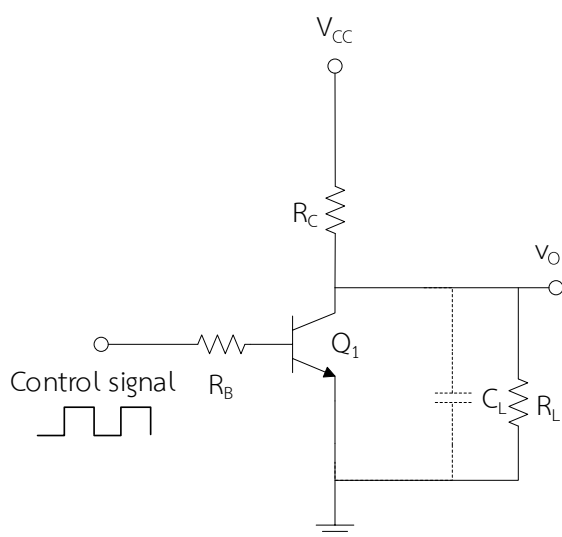
$t_r = \dots\dots\dots$, $t_d = \dots\dots\dots$, $t_s = \dots\dots\dots$, $t_f = \dots\dots\dots$



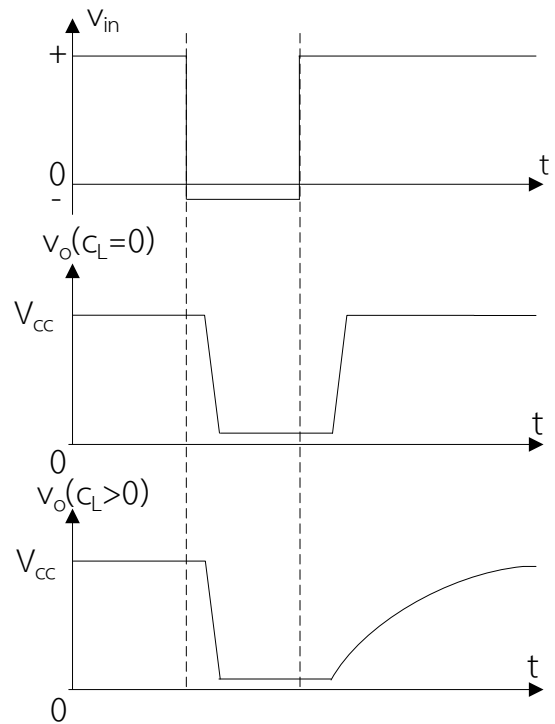
V_{in} _____ V/Div
 3.1 _____ V/Div
 3.3 _____ V/Div
 Time/Div _____

ตารางกราฟรูปที่ 3-1

การทดลองตอนที่ 4 ผลของ Capacitive load



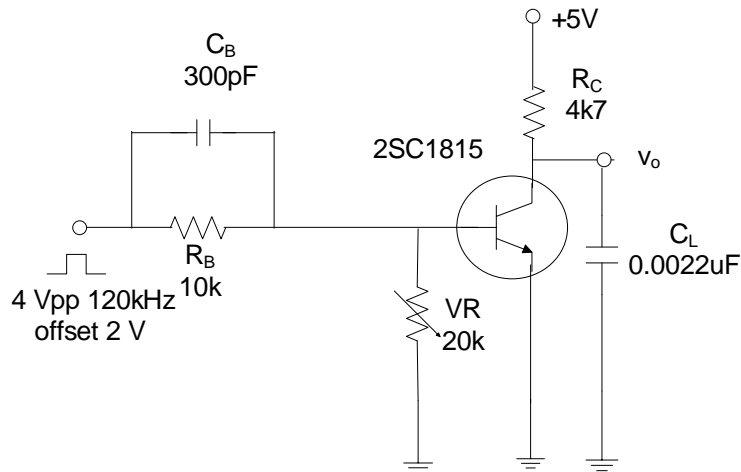
รูปที่ 11



ในการใช้งานบางครั้งอาจมีโหลดที่เป็น C ค่าสูงๆได้เช่น สายยาวๆ การตอบสนองที่วงจรถางเอาท์พุทจะเหมือนการตอบสนองของวงจร Low pass Filter ต่อสัญญาณพัลส์

4.1) จากข้อ 3.2 รูปที่ 11 ต่อ C_L ประมาณ $0.0022 \mu\text{F}$ ดังแสดงในรูปวงจรถที่ 12 บันทึกรูปร่างของสัญญาณ V_o ลงในตารางกราฟรูปที่ 4-1 และวัดค่า t_d , t_r , t_s , t_f

$t_r = \dots\dots\dots$, $t_d = \dots\dots\dots$, $t_s = \dots\dots\dots$, $t_f = \dots\dots\dots$



รูปที่ 12

คำถาม

1. เปรียบเทียบผลที่ได้จากข้อ 3.1 กับข้อ 2.2 และอธิบายสาเหตุของปรากฏการณ์ที่เกิดขึ้น
2. เปรียบเทียบผลที่ได้จากข้อ 3.2 กับข้อ 2.2 และ 2.3 และอธิบายสาเหตุของปรากฏการณ์ที่เกิดขึ้น
3. เปรียบเทียบผลที่ได้จากข้อ 4.1 กับข้อ 3.2 และอธิบายสาเหตุของปรากฏการณ์ที่เกิดขึ้น
4. ยกตัวอย่างวงจรมีการนำทรานซิสเตอร์ไปใช้งานในลักษณะของสวิตช์

สรุปและวิเคราะห์ผลการทดลอง