

## บทที่ 3

### การใช้วิธีกราฟวิเคราะห์วงจรทรานซิสเตอร์

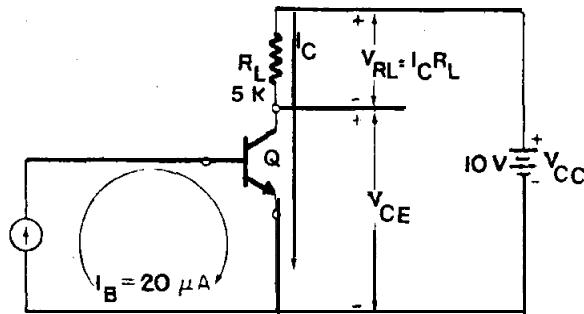
#### 3.1 บทนำ

หลังจากได้มีความรู้พื้นฐานเกี่ยวกับสุ่มที่ใช้สร้าง หลักทฤษฎีการสร้าง และคุณสมบัติทางพิสิกส์ของทรานซิสเตอร์แล้ว ขั้นตอนไปคือศึกษาวงจรทรานซิสเตอร์ ซึ่งรายละเอียดในบทนี้จะกล่าวเฉพาะเมื่อทรานซิสเตอร์ทำหน้าที่เป็นตัวขยายสัญญาณ การวิเคราะห์วงจรทรานซิสเตอร์โดยวิธีกราฟเป็นวิธีการง่าย ๆ ทำให้เห็นภาพพจน์ของการขยายสัญญาณการแกกว่างของแรงดันอาห์พุก และลักษณะที่จุดทำงาน (operating point หรือ quiescent point) ขึ้นอยู่กับลักษณะสมบัติของตัวทรานซิสเตอร์เองและชาตุวงจรภายนอก (เช่น ตัวต้านทานแบตเตอรี่ เป็นต้น)

รายละเอียดในบทนี้ กล่าวถึงเส้นโหลด (load line) ของไฟกระแสตรงและกระแสสลับ การเลือกจุดทำงานของทรานซิสเตอร์ ซึ่งเป็นตำแหน่งหมายสมที่สุดที่จะรักษาคุณสมบัติของตัวทรานซิสเตอร์ให้สอดคล้องกับชาตุวงจรภายนอก เมื่อทำการแปรค่าของชาตุวงจรภายนอก ย่อมมีผลต่อประสิทธิภาพในการทำงานของทรานซิสเตอร์

#### 3.2 เส้นโหลดของไฟกระแสตรง (The DC Load Line)

เส้นโหลด เป็นเส้นตรงที่ลากทับบนกลุ่มเส้นกราฟแสดงลักษณะสมบัติของทรานซิสเตอร์ สมการเส้นโหลดของไฟกระแสตรงและกระแสสลับมีค่าต่างกันไป แล้วแต่กรณีตัวอย่างคือใช้งานดังแสดงในรูป 3.1 ซึ่งมีทรานซิสเตอร์ Q ต่ออนุกรมกับชาตุวงจรภายนอกคือ  $V_{cc}$  คือ  $R_L$  ดังนั้น จึงต่างมีกระแสปริมาณเดียวกันไหลผ่านแรงดันไฟฟ้าต่อกันร่วมตัวต้านทานโหลดนั้นหากค่าโดยใช้ความสัมพันธ์  $V_{RL} = I_c R_L$  สิ่งที่ควรพิจารณาคือ ความต้านทานภายนอกของแหล่งจ่ายไฟ มีหรือไม่? โดยทั่วไป มีความต้านทานภายนอกในตั้งกล่าวต่ำมากจนสามารถ忽略ทั้งได้ และในกรณีนี้ ไม่แสดงค่าไว้ในวงจร ดังนั้น จะลงทะเบียนค่านี้ไป กล่าวได้ว่า แรงดันไฟฟ้าที่แหล่งจ่ายไฟได้ป้อนเข้าในวงจร ไม่ขึ้นกับกระแสที่ถูกส่งออกมาจากแหล่งจ่ายเดียวกันนี้ ต่อไปพิจารณาค่าแรงดันต่อกคร่วมตัวทรานซิสเตอร์ ซึ่งมีวิธีการพิจารณา ดังนี้



จ ร 3.1 วงจรอ่อนนิพทธอร์ร์วัน ในวงจรเอาท์พุทมีปริมาณกระแสไฟฟ้าผ่านเป็นค่าเดียว

(1) ใช้ความสัมพันธ์

แรงดันจากแหล่งจ่ายไฟ = แรงดันต่อกลาง + แรงดันต่อกลางของทรานซิสเตอร์

(2) อ่านค่าจากการฟลักช์ณะสมบัติ ดังนั้น ทราบค่ากระแสที่ไฟฟ้าผ่านทรานซิสเตอร์

จากรูป 3.1 แบบท่อเรื่อง  $V_{cc}$  ป้อนแรงดันไฟฟ้าให้กับ  $V_{RL}$  และ  $V_{ce}$  เขียนสมการลูปเอาท์พุท ดังนี้

$$V_{cc} = V_{RL} + V_{ce} \quad \dots \dots \dots (3.1)$$

เขียน (3.1) ใหม่ โดยแทน  $V_{RL}$  ด้วยผลคูณของ  $I_c$  กับ  $R_L$  นั้นคือ

$$V_{cc} = I_c R_L + V_{ce} \quad \dots \dots \dots (3.2)$$

เรียกสมการ (3.2) เป็น “สมการเส้นโหลด” (load-line equation) ใช้ในการพล็อต  $V_{cc}$  และ  $R_L$  ขึ้นลงบนกราฟลักษณะสมบัติด้านเอาท์พุท (คือกราฟ  $I_c$  vs  $V_{ce}$ )

ตัวอย่างการพล็อตค่า เพื่อสร้างเส้นโหลดลงบนกราฟลักษณะสมบัติ ใช้ค่า  $R_L = 5$  กิโลโอมห์ม (kilohm) และ  $V_{cc} = 10$  โวลต์ แทนค่าลงในสมการ (3.2) ผลคือ

$$10 = 5000 I_c + V_{ce} \quad \dots \dots \dots (3.2)'$$

จากสมการ (3.2)' มี 2 ตัวแปรคือ  $I_c$  และ  $V_{ce}$  ซึ่งเป็นค่าบันไดตั้งและบันนอน ตามลำดับ วิธีการอย่างง่ายทำดังนี้

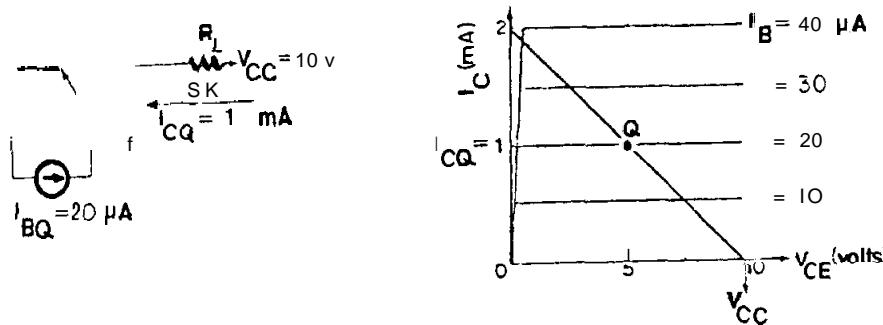
(1) หากตัดบันไดตั้ง โดยให้  $V_{ce} = 0$  ดังนั้น

$$I_c = \frac{10}{5000} = 2 \text{ mA}$$

(2) หากตัดบันไดบันนอน โดยให้  $I_c = 0$  ดังนั้น

$$V_{ce} = 10 \text{ V} = V_{cc}$$

ความชันของเส้นโหลด มีค่า  $= \frac{1}{R_L}$  และแสดงไว้แล้วในรูป 3.2



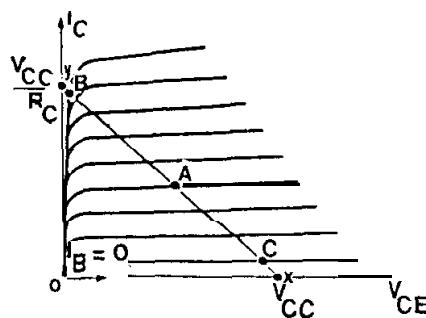
รูป 3.2 แสดงการพล็อตเส้นโหลดจากสมการ (3.2) โดยแทนค่า  $R_L = 5\text{ กิโลโอห์ม}$ ,  $V_{CC} = 10\text{ v}$  เส้นกราฟตัดแกนทั้งที่ค่า  $I_c = 2\text{ มิลลิแอมป์}$  และตัดแกนนอน  $V_{CE} = 10\text{ v} = V_{CC}$

### 3.3 จุดทำงาน (Operating point)

จุดทำงานของทรานซิสเตอร์ เป็นจุดใด ๆ บนเส้นโหลด ผู้ใช้งานสามารถเลือกตามวัตถุประสงค์ของการใช้ประโยชน์ เช่น วงจรขยาย ย่อมต้องการให้สัญญาณแรงดันเอาท์พุท มีค่าเท่ากับอย่างสมมาตรทั้งด้านบนและด้านล่างของจุดทำงาน ดังนั้น จุดทำงานควรจะอยู่บริเวณกึ่งกลางเส้นโหลด ตัวอย่างของจุดทำงานแสดงในรูป 3.3 โดยทั่วไป เลือกจุดทำงาน ณ ตำแหน่งที่เส้นโหลดตัดกับกระแสอินพุทของวงจร (ในรูป คือ  $I_B$ ) พิจารณาแต่ละตำแหน่ง ดังนี้

- (1) จุด A เป็นตำแหน่งกึ่งกลางเส้นโหลด เหมาะสมกับวงจรขยาย
- (2) จุด B ทรานซิสเตอร์อยู่ในภาวะอิมตัว
- (3) จุด C ทรานซิสเตอร์อยู่ในภาวะตัดต่อฟ (I<sub>B</sub> = 0)

ทั้งจุด B และ C สัญญาณเอาท์พุทจะถูกขัดบ จึงไม่เหมาะสมใช้กับวงจรขยาย นอกจากนี้ การกำหนดเลือกใช้ค่าของชาตุวงจรภายนอกยังส่งผลถึงความเคลื่อนของตำแหน่งจุดทำงานได้ ตัวอย่างต่อไปนี้แสดงให้เห็นลักษณะการเคลื่อนที่ของเส้นโหลดเมื่อมีการเปลี่ยนตัวต้านทานโหลด หรือแหล่งจ่ายไฟตรง



รูป 3.3 ตัวอย่างการพื้นที่อัตราเส้นโหลด xy ลงบนเส้นกราฟลักษณะสมบัติของวงจรอาณัตเตอร์ร่วม จุด A,B และ C เป็นตำแหน่งจุดทำงานของทรานซิสเตอร์

**ตัวอย่าง 3.1** จากรูป 3.1 ถ้า  $R_L$  แปรค่าจาก 5 เป็น 8 กิโลโอม์ ส่วนค่าอื่น ๆ ยังคงเหมือนเดิมคือ  $V_{CC} = 10$  โวลต์ และกระแสเบสมีค่า 20 มิโครแอมป์เบร์, (ก) จงหาจุดทำงานทั้งสองกรณี และอธิบายการเคลื่อนที่ของเส้นโหลด, (ข) จงประมาณค่าของ  $R_L$  ที่ทำให้ทรานซิสเตอร์อยู่ในภาวะอิมตัว โดยพิจารณาจากเส้นกราฟลักษณะสมบัติในรูป 3.4 และทุกกรณี มีกระแสคลอเลคเตอร์  $I_C = 1 \text{ mA}$

**วิธี** (ก) คำนวนหาเส้นโหลด โดยใช้สมการ (3.2)

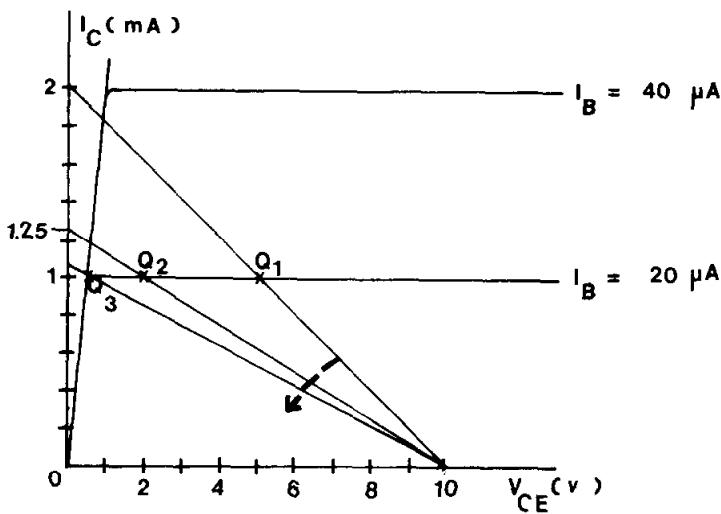
$$V_{CE} = I_C R_L + V_{CE}$$

หาจุดตัดบนแกนตั้ง โดยให้  $V_{CE} = 0$ ,  $I_C = 2 \text{ mA}$  } โดย  $R_L = 5 \text{ K}$

หาจุดตัดบนแกนนอน โดยให้  $I_C = 0$ ,  $V_{CE} = 10 \text{ v}$

ดังนั้น เส้นโหลดแรกเมื่อ  $R_L = 5 \text{ กิโลโอม์ตัดแกนตั้งที่ } I_C = 2 \text{ mA}$  และตัดแกนนอนที่ค่า  $V_{CE} = 10 \text{ v}$  จุดทำงาน  $Q_1$  เป็นตำแหน่งที่เส้นโหลดตัดกับเส้นกราฟลักษณะสมบัติ  $I_B = 20 \mu\text{A}$  และมีค่า  $I_{CQ_1} = 1 \text{ mA}$ ,  $V_{CE} = 5 \text{ v}$

ขั้นที่ 2 เป็นกรณี  $R_L = 8 \text{ กิโลโอม์}$  ยังคงใช้สมการเส้นโหลด (3.2) แต่ใช้ค่า  $R_L$  ตามกำหนด จากนั้นแทนค่าเพื่อหาจุดตัดบนแกนทั้งสอง ได้เส้นโหลดที่สองเป็นเส้นตรงตัดแกนตั้งที่ค่า  $I_C = 1.25 \text{ mA}$  และตัดแกนนอนที่ค่า  $V_{CE} = 10 \text{ v}$  จุดทำงานใหม่  $Q_2$  เป็นตำแหน่งที่เส้นโหลดที่สองนี้ตัดกับเส้นกราฟ  $I_B = 20 \mu\text{A}$  มีค่า  $I_{CQ_2} = I_{CQ_1} = 1 \text{ mA}$ ,  $V_{CE} = 2 \text{ v}$



รูป 3.4 แสดงเส้นโหลดเมื่อ  $V_{CC}$ ,  $I_B$ ,  $I_C$  คงที่ และปรับค่า  $R_L$  ให้ว่าเส้นโหลดมุ่งทวนเข็มนาฬิกา รอบจุดตรึง  $V_{CE} = 10\text{ v}$

(ข) จากรูป 3.4 ทราบชีสเตอร์อยู่ในภาวะอิมตัว ณ ตำแหน่ง  $Q_3$  ซึ่งยังคงค่า  $I_C = 1\text{ mA}$  และ  $V_{CC} = 10\text{ v}$  อยู่จากกราฟรูป 3.4 ได้ค่า  $V_{CE} = 0.9\text{ v}$  ต่อแนวเส้นโหลดที่ 3 จากจุดบนแกนนอนที่  $V_{CE} = V_{CC} = 10\text{ v}$  ไปยังจุดทำงาน  $Q_3$  ซึ่งอ่าน  $I_C$  มีค่า  $1.05\text{ mA}$  ดังนั้น

$$R_L = \frac{V_{CE}}{I_C} = \frac{10\text{ v}}{1.05 \times 10^{-3}\text{ A}} = 9.5\text{ K}$$

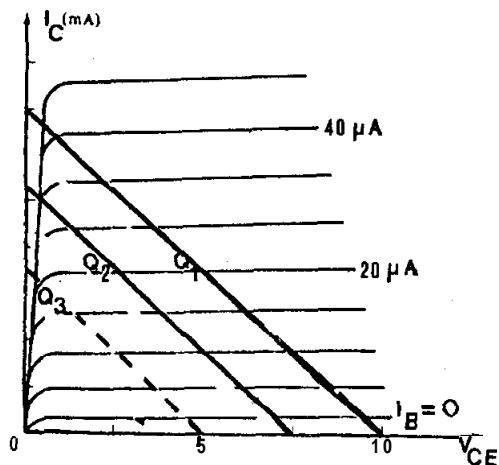
ผลจากข้อ (ก) และ (ข) สรุปได้ว่า เมื่อ  $V_{CC}$ ,  $I_B$ ,  $I_C$  คงที่ แต่  $R_L$  เพิ่มค่าขึ้นเรื่อยๆ แนวเส้นโหลดจะหมุนทวนเข็มนาฬิกา รอบจุดตรึง  $V_{CE} = 10\text{ v}$

ตัวอย่าง 3.2 สืบเนื่องจากตัวอย่าง 3.1 ถ้ากระแสเบสคงที่  $20\mu\text{A}$  และใช้ค่า  $R_L = 5\text{ K}$ ,  $I_C = 1\text{ mA}$  แต่แปรค่า  $V_{CC}$  จาก  $10\text{ v}$  เป็น  $7.5\text{ v}$

- (ก) จงหาจุดทำงานใหม่
- (ข) หากค่า  $\beta_F$  ณ จุดทำงานหักสอง
- (ค)  $V_{CC}$  มีค่าประมาณเท่าไรจึงทำให้ทรานซิสเตอร์อิมตัว

วิธี (ก) อาศัยสมการ (3.2) เช่นเดียวกัน หาเส้นโหลดที่สอง  
จุดตัดบนแนวแกนตั้ง โดยให้  $V_{CE} = 0$ ,  $I_C = 1.5\text{ mA}$

จุดตัดบนแนวแกนนอน โดยให้  $I_C = 0$ ,  $V_{CE} = 7.5$  v  
 ได้เส้นโหลดใหม่ เป็นเส้นตรงตัดแกนตั้งที่ค่า  $I_C = 1.5$  mA และตัดแกนนอนที่ค่า  $V_{CE} = 7.5$  v จุดทำงานใหม่  $Q_2$  ยังคงอยู่บนแนวเส้นกราฟ  $I_B = 20\mu A$  ถ้าลากเส้นกราฟดังกล่าวนี้ จะเห็นภาพพจน์ได้ดังนี้ ในรูป 3.5 จุดทำงานใหม่  $Q_2$  อยู่บนแนวเส้นกราฟ  $I_B = 20\mu A$  ซึ่งยังคงค่า  $I_C = 1$  mA ส่วน  $V_{CEQ} = V_{CC} - I_{CQ}R_L = 2.5$  v



รูป 3.5 ถ้าคงค่า  $I_B$ ,  $I_C$  และ  $R_L$  แต่เปลี่ยน  $V_{CC}$  ให้น้อยลง เส้นโหลด (และจุดทำงานใหม่) จะเดือนไปทางซ้าย เข้าใกล้บริเวณอิมตัวของทรานซิสเตอร์

(ข)  $\beta_F$  ณ จุดทำงานทั้งสองมีค่าดังนี้

$$\beta_F = I_C/I_B = 10^{-3}/20 \times 10^{-6} = 50$$

(ค) ถ้าคงค่า  $I_{CQ} = 1$  mA ณ จุดทำงาน  $Q_3$  ทรานซิสเตอร์อิมตัว ( $V_{CE} = 0$ )

$$V_{CC} = I_C R_L = 5 \text{ v}$$

หมายเหตุ ปัญหาข้อนี้ อาจทำได้อีกวิธีหนึ่ง คือโดยการคาดคะเนจากรูป 3.5

จากตัวอย่างทั้งสองนี้ วิธีการพลอตเส้นโหลดทำโดยหาจุดตัวหัวท้ายของเส้นโหลด บนแนวแกนตั้งและแกนนอน นอกจากนี้ หากทราบสมการเส้นโหลด เช่น จากสมการ (3.2)

$$V_{CC} = R_L I_C + V_{CE}$$

ความชัน (หรือสโลป) ของเส้นโหลดมีค่าเป็น  $-\frac{1}{R_L}$  เมื่อทราบจุดตัดบนแกนใดแกนหนึ่ง (เพียงค่าเดียว) สามารถลากเส้นโหลดจากจุดดังกล่าวให้มีความชันตามกำหนดก็ได้

ขีดจำกัดของวิธีการพล็อตเส้นโหลด มี 2 กรณี ดังนี้

(1) ขีดจำกัดต่ำสุดของตัวต้านทานโหลดคือ 0 โอม์ เส้นโหลดจะมีความชัน  $-1/0 = \infty$  โดยมีลักษณะเป็นเส้นตรงเริ่มจากจุดตัดบนแกนนอน ขนานไปกับแนวแกนตั้ง

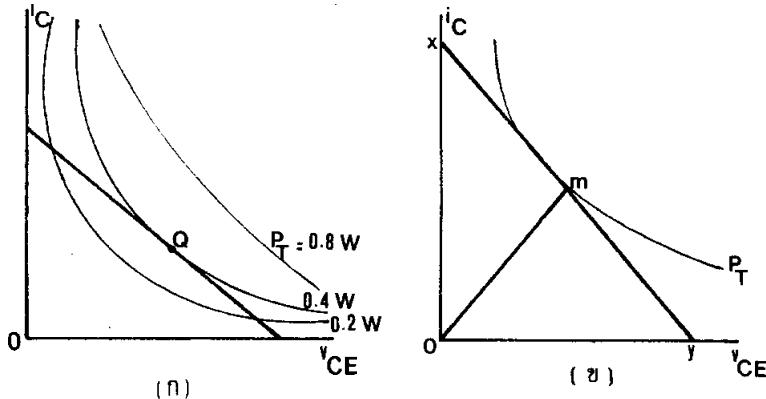
(2) ขีดจำกัดสูงสุดของตัวต้านทานโหลดคือ  $\infty$  กรณีนี้เส้นโหลดจะมีความชันเป็น  $-1/\infty = 0$  ลักษณะจะเป็นเส้นในแนวแกนนอน และจุดทำงานในทั้งสองกรณี ไม่สามารถหาค่าได้โดยวิธีกราฟ

### 3.4 ความสัมพันธ์ของจุดทำงานกับกำลังสูญเสียของทรานซิสเตอร์

อุณหภูมิภายในตัวทรานซิสเตอร์แยกได้ 2 สาเหตุคือ เกิดจากอุณหภูมิในห้อง หรือ อุณหภูมิที่เกิดจากความร้อนเกิดขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์ ซึ่งสาเหตุหลังนี้องจากปริมาณ กำลังสูญเสียในทรานซิสเตอร์ ดังได้กล่าวรายละเอียดแล้วในตอน 2.8.3 อย่างไรก็ตาม อาจเขียน สมการความสัมพันธ์ระหว่างปริมาณความร้อนที่แปรไป ( $\Delta T$  มีหน่วยเป็น  $^{\circ}\text{C}$ ) กับปริมาณ กำลังสูญเสีย ( $P_T$  มีหน่วยเป็น W) โดยนิยามให้อัตราส่วนของ  $\Delta T$  ต่อ  $P_T$  มีค่าเป็นปริมาณ ความต้านทานความร้อน (thermal resistance) แทนด้วยสัญลักษณ์  $\theta$

$$\theta = \frac{\Delta T}{P_T} \quad \dots\dots\dots (3.3)$$

สมการ (3.3) มีลักษณะคล้ายกฎของโอล์ม และ  $\theta$  มีค่าอยู่ในช่วงประมาณ 1 ถึง  $1000 \, ^{\circ}\text{C}/\text{Watt}$  ผลของความร้อนที่เกิดขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์ ได้แสดงในรูป 3.6 ซึ่งใน



รูป 3.6 การวิเคราะห์ความร้อนที่เกิดขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์ โดยมีเส้นโหลดคลากสัมผัส แนวไฮเบอร์โนล่า และแสดงจุดทำงาน ณ บริเวณกำลังสูญเสีย

รูป 3.6 (ก) แสดงไฮเปอร์โบลา 3 เส้น แต่ละเส้นกราฟเป็นค่ากำลังสูญเสียของทรานซิสเตอร์ พล็อตในระนาบของ  $i_c$  และ  $v_{ce}$  มีเส้นโหลดของไฟกระแสตร์ลงกลางประชิดส่วนโถงของไฮเปอร์โบลาที่มีค่า  $P_T = 0.4 \text{ W}$  เห็นได้ชัดว่า ทรานซิสเตอร์จะมีกำลังสูญเสียค่าสูงสุด เมื่อจุดทำงานอยู่ ณ ตำแหน่งที่เส้นโหลดประชิดกับส่วนโถงไฮเปอร์โบลา ถ้าจุดทำงานอยู่ต่ำกว่าจุดประชิด เมื่อ  $i_c$  เพิ่มค่า จะมีผลให้จุดทำงานเลื่อนสู่บริเวณที่มีกำลังสูญเสียนากขึ้น กรณีนี้ ความร้อนที่เกิดขึ้นเองในทรานซิสเตอร์จะส่งผลแบบปริมาณสะสม ถ้าจุดทำงานอยู่สูงกว่า จุดประชิด เมื่อ  $i_c$  เพิ่มค่า จุดทำงานจะเลื่อนไปยังบริเวณที่มีกำลังสูญเสียน้อยลง ดังนั้น ความร้อนที่เกิดขึ้นเองในทรานซิสเตอร์จะกล้ายเป็นผลลดเชยปริมาณกำลังสูญเสียได้เอง

รูป 3.6 (ข) แสดงไฮเปอร์โบลาของกำลังสูญเสีย  $P_T$  และเส้นโหลดของไฟกระแสตร์ลง  $xy$  ซึ่งประชิดกับส่วนโถงไฮเปอร์โบลาที่จุด m ซึ่งกำหนดที่แบ่งครึ่งของเส้นตรง  $xy$  สมการของไฮเปอร์โบลาคือ

$$I_c = \frac{P_T}{v_{ce}} \quad \dots\dots\dots(3.4)$$

(หมายเหตุ รูปสมการไฮเปอร์โบลา คือ  $1/y = a_0 + ax$  และสมการเส้นตรง คือ  $y = a_0 + a_1x$ )

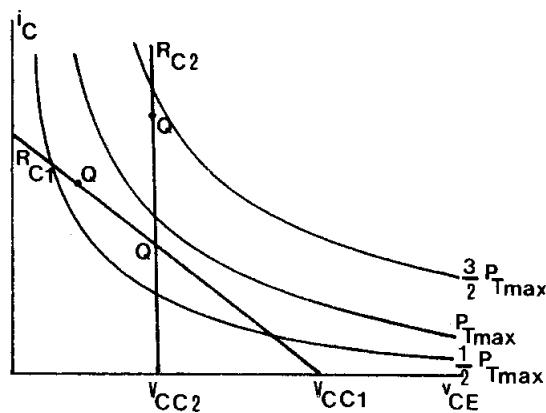
ความชัน ณ จุดใด ๆ คือ

$$\frac{di_c}{dv_{ce}} = -\frac{P_T}{v_{ce}^2} = -\frac{i_c}{v_{ce}} \quad \dots\dots\dots(3.5)$$

แต่  $i_c/v_{ce}$  เป็นความชันของเส้นตรง  $om$  ในรูป 3.6 (ข) ดังนั้น ความชันของไฮเปอร์โบลา ณ จุดใด ๆ มีค่าเป็นลบความชันของคอร์ด (chord) ที่ลากจากจุดกำเนิด o ไปยังจุดนั้น ๆ สามเหลี่ยม  $omy$  จึงเป็นสามเหลี่ยมที่มีสองด้านเท่ากันนั่นคือ จุดประชิด m แบ่งครึ่งเส้นตรง  $xy$

แรงดันไฟฟ้าที่ขั้วคอลเลคเตอร์มีผลต่อการเกิดความร้อนขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์ ถ้าทรานซิสเตอร์ได้รับไฟแอดส์ซิงในภาวะสงบมีค่าแรงดันคอลเลคเตอร์  $v_{ce}$  น้อยกว่า  $1/2 V_{cc}$  จุดทำงานอยู่ในบริเวณซึ่งการเกิดความร้อนขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์มีลักษณะชดเชย อุณหภูมิที่เพิ่มขึ้น และความร้อนที่เกิดขึ้นดังกล่าว มีผลน้อยมากต่อจุดทำงานในภาวะสงบ ดังแสดงในรูป 3.7 เป็นแนวเส้นตรง  $V_{cc1}R_{c1}$  ถ้าเป็นกรณี  $v_{ce}$  มีค่ามากกว่า  $1/2 V_{cc}$  แสดงด้วยแนวเส้นตรง  $V_{cc2}R_{c2}$  จุดทำงานอยู่ในบริเวณซึ่งการเกิดความร้อนขึ้นเองในตัวทรานซิสเตอร์ มีลักษณะเป็นปริมาณสะสม และมีผลต่อจุดทำงานมาก ทรานซิสเตอร์อาจมีกำลังสูญเสียเกินไป สุดท้ายคือทรานซิสเตอร์เกิดการเสียหายเนื่องจากอุณหภูมิสูงกินไป ปรากฏการณ์ที่เกิดความร้อนเองในทรานซิสเตอร์และมีลักษณะส่งผลแบบสะสมนี้ หมายถึงลักษณะการหนี

ความร้อน (thermal runaway) ซึ่งจะเป็นปัญหาเมื่อแรงดันคอลเลคเตอร์ ( $V_{CE}$ ) สูงบวกโดยผ่านชุดลวดเหนี่ยวนำ เช่น หม้อแปลงปฐมภูมิ (primary transformer) แทนที่จะผ่านตัวต้านทาน

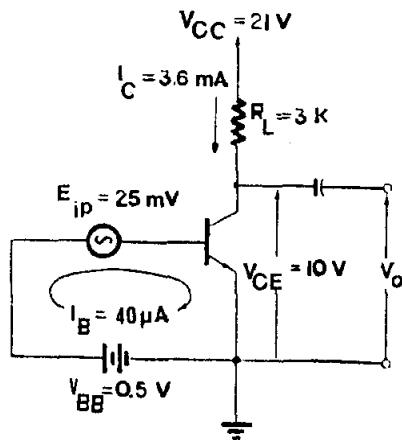


รูป 3.7 แสดงผลของการเกิดความร้อนขึ้นเองในทรานซิสเตอร์ต่อจุดทำงาน ซึ่งขึ้นกับ การเดือกด้วยและให้แรงดันไฟฟ้า  $V_{CE}$  มีค่ามากหรือน้อยกว่า  $V_{EE}$  สัญญาณที่  $P_{Tmax}$  หมายถึงปริมาณสูงสุดที่ยอมให้มีค่าได้ของปริมาณ  $P_T$

### 3.5 การประยุกต์วิธีกราฟกับวงจรขยาย

#### 3.5.1 ความต้านทานอินพุตของทรานซิสเตอร์

ถ้านำทรานซิสเตอร์ไปใช้ในวงจรขยาย ต้องมีการบีบอัดสัญญาณ ac เพื่อให้ทรานซิสเตอร์ ทำงานที่ข่ายสัญญาณดังกล่าว โดยยังคงมีแหล่ง dc เพื่อให้ทรานซิสเตอร์ทำงานได้ การใช้วิธีกราฟหาความต้านทานอินพุตของทรานซิสเตอร์ที่มีต่อสัญญาณอินพุต ต้องอาศัย กราฟลักษณะสมบัติด้านอินพุต ตัวอย่างวงจรขยายเร่มิตเตอร์ร่วม แสดงในรูป 3.8 โดยมี สัญญาณอินพุตเป็นคลื่นซายน์จาก  $E_{ip}$  มีค่ายอด (peak value) เป็น  $E_{ip}$  ต่อนูกรมกับสูตรเบส ซึ่ง  $E_{ip}$  จะทำให้กระแส  $I_B$  จากแบตเตอรี่  $V_{BB}$  แปรค่าโดยมีลักษณะเป็นคลื่นรูปซายน์ด้วย ซึ่งมีค่ายอดเป็น  $I_{bp}$  และหาค่าได้โดยอาศัยความต้านทานอินพุตกระแสลับ ที่มีต่อ  $E_{ip}$  จากรูป 3.8 ถ้าถือว่าความต้านทานภายในของแบตเตอรี่  $V_{BB}$  น้อยมากจนสามารถตัดทิ้งได้ ดังนั้น ความต้านทาน ac ที่มีต่อ  $E_{ip}$  คือความต้านทานอินพุตของทรานซิสเตอร์



รูป 3.8 วงจรขยายแบบอ่อนมิติเทอร์รัวน มีแหล่งจ่ายไฟตรงคือ  $V_{BB}$  และ  $V_{CC}$  แหล่งป้อนสัญญาณไฟสลับคือ  $E_{ip}$

เส้นกราฟลักษณะสมบัติด้านอินพุทของวงจรนี้ แสดงในรูป 3.9 ที่ดำเนินงาน Q มีปริมาณกระแสตรง  $I_B = 40\mu A$  และ  $V_{BE} = V_{BB} = 0.5 V$  ในรูปได้ว่า  $E_{ip} \sin \omega t$  ข้อนลงบน  $V_B$  เนื่องจาก  $E_{ip}$  ต่ออนุกรมกับ  $V_{BB}$  ทึ้งนี้เพื่อแสดงลักษณะที่  $E_{ip}$  ต้านและเสริม  $V_{BE}$  ดังนั้น  $V_{BE}$  จะมีค่าแก่วงอยู่ระหว่าง  $0.5 - 0.025 = 475 mV$  และ  $0.5 + 0.025 = 525 mV$  ปริมาณตังกล่าวจะแสดงไว้ที่จุด C และ D ตามลำดับ ค่ากระแสเบสที่สมมติกัน ย่านจากแทนตั้งไว้ค่า  $I_{bp} = 20 \mu A$  และ  $60 \mu A$  ตามลำดับ สรุปได้ว่า แรงดันอินพุท  $E_i$  ก่อให้จุดทำงานเป็นตัวแทนอยู่ในช่วง QC หรือ QD จึงกำหนดเรียกแนว CD เป็น “ทางทำงาน” (operating path) ของทรานซิสเตอร์ ความชันของเส้น CD คือ  $\Delta I_B / \Delta V_{BE} = 1/h_{ie}$  โดย

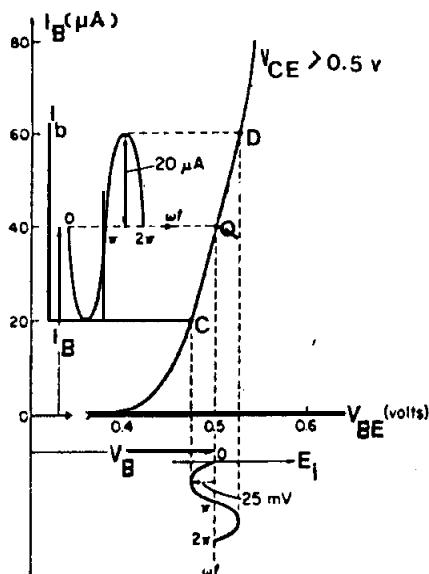
$$h_{ie} = \frac{\Delta V_{BE}}{\Delta I_B} \quad \dots \dots \dots (3.6)$$

กล่าวได้ว่า  $E_{ip}$  มองเห็นทรานซิสเตอร์มีความต้านทานอินพุทเป็น  $h_{ie}$  ซึ่งหาค่าได้โดยคำนวณจากค่ายอดถึงยอด (peak-to-peak value) ของ  $\Delta I_B$  โดย

$$\Delta I_B = 2 I_{bp} = 40 \mu A$$

$$\text{และ } \Delta V_{BE} = 2 E_{ip} = 50 mV$$

แทนค่าทั้งสองนี้ลงในสมการ (3.6) ได้ค่า  $h_{ie} = 1250$  โอล์ม สังเกตุเส้นกราฟลักษณะสมบัติ  $I_B$  vs  $V_{BE}$  มีความชันแตกต่างกันไป โดยเฉพาะอย่างยิ่งเมื่อกระแสเบสมีค่าน้อย ๆ (ลักษณะเช่นนี้เหมือนกับกรณีของไดโอด) ดังนั้น ความต้านทานอินพุทมีค่าประมาณต่ำแห่งจุดทำงาน



รูป 3.9 โครงสร้างของสัญญาณอินพุต  $E_{ip} \sin \omega t$  บนระนาบของ  $I_B$  และ  $V_{BE}$  ที่  $V_{CE} > 0.5$  v แนวทางทำงานของทรานซิสเตอร์คือ CD

### 3.5.2 อัตราขยายแรงดันไฟฟ้า

จากผลลัพธ์ในตอน 3.5.1 สรุปได้ว่า  $E_{ip}$  ในรูป 3.9 เป็นตัวก่อให้เกิด

(1) กระแสเบส ac รวมบนกระแสเบส dc

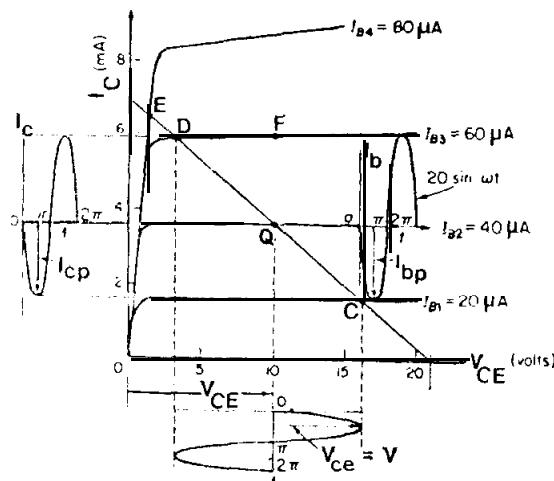
(2) กระแสคอลเลคเตอร์ ac แปรค่าไปรอบ ๆ ปริมาณ dc ของมันเอง

ตามคุณสมบัติของทรานซิสเตอร์ กระแสคอลเลคเตอร์ ac ตั้งกล่าวได้ถูกย้าย โดยมีอัตราขยายกระแส ac เป็น  $\beta$ . ซึ่งถูกกำหนดให้เป็นสัญญาณแกนกระแสของสัญญาณขนาดน้อย ๆ กระแสคอลเลคเตอร์ปริมาณนี้จะไฟฟ้านตัวต้านทานโหลด  $R_L$  ผลคือ แรงดันไฟฟ้าเอาร์พุทจะมีค่าเพิ่มขึ้นตาม (การเพิ่มค่าของกระแสและแรงดันไฟฟ้า ac เป็นไปในลักษณะทีละน้อย ๆ) แรงดันไฟฟ้าเอาร์พุทที่ทำการวัดนั้น เป็นปริมาณ ac หรือ dc? คำตอบคือเป็นปริมาณ ac เท่านั้น เนื่องจากตัวจุลทรรศน์จะกันสัญญาณ dc ไม่ให้ผ่านออกมายังระยะห่างในตอน 3.5.1  $E_{ip}$  ก่อให้เกิดกระแสเบส ac มีค่าอยู่ในช่วง  $I_{B1} = 20 \mu\text{A}$  เริ่มพิจารณาเมื่อ  $E_{ip}$  อยู่ในช่วงบวก จึงเสริม  $I_B$  ให้มีค่ามากในรูป 3.10 เป็น  $I_{B2} = 40 \mu\text{A}$  ต่อไปเมื่อ  $E_{ip}$  อยู่ในช่วงลบ  $I_B$  จะมีค่าลดลง คือเป็น  $I_{B1} = 20 \mu\text{A}$  ดังนั้น จุดทำงานจะต้องเลื่อนตามแนวเส้นโหลดลงสู่จุด C

การแปรค่าอยอดถึงยอดวัดจากรูป 3.10 ได้ค่า  $V_{CE} = 16 - 3.5 = 12.5$  โวลต์ ซึ่งกำลังเหตุการณ์ในช่วงเวลา 0 – 4 ดังนี้

- (1)  $E_i$  ทำให้เบสเป็นลบ เมื่อเทียบกับเอมมิตเตอร์
- (2) กระแสเบสลดลงแบบคลื่นชายน์
- (3) จุดทำงาน Q เคลื่อนลงสู่จุด C
- (4) กระแสคอลเลคเตอร์แปรค่าแบบคลื่นชายน์ จาก 3.6 เป็น 1.6 มิลลิแอมเปร์
- (5)  $V_{CE}$  เพิ่มค่าจาก 10 โวลต์เป็น 16 โวลต์ (โดยประมาณ)  
ส่วนในช่วงเวลาต่อมาคือ  $\frac{\pi}{4} - \frac{3\pi}{4}$  เป็นดังนี้

  - (1)  $E_i$  ขึ้นให้เบสเป็นบวก เมื่อเทียบกับเอมมิตเตอร์
  - (2) กระแสเบสมีค่าเพิ่มขึ้นเป็น  $I_b + I_{bp}$
  - (3) กระแสคอลเลคเตอร์เพิ่มค่าเป็น  $I_c + I_{cp}$
  - (4)  $V_{CE}$  มีค่าลดลง  $10 - 3.5 = 6.5$  โวลต์



รูป 3.10 สัญญาณด้านเอาท์พุตของวงจรในรูป 3.8 ขึ้นรูปร่างสัญญาณกระแสและแรงดันไฟฟ้าเอาท์พุตติดตามกัน

ตัวจุ C ในรูป 3.8 ทำหน้าที่ควบคุมการแปรค่าของ  $V_{CE}$  เพื่อให้แรงดันเอาท์พุตแก่ว่างโดยมีค่าอยอดถึงยอดเป็นชั่นเดียวกับ  $V_o$  เกนแรงดันไฟฟ้า A. มีค่าดังนี้

$$A_v = \frac{V_o}{E_i} = - \frac{12.5}{50 \times 10^{-3}} = - 250 \quad \dots \dots \quad (3.7)$$

สรุปผลจากการวิเคราะห์แบบกราฟ

- (1) จากรูป 3.10 สัญญาณกระแสเบสเป็นตัวเลื่อนจุดทำงานตามแนวทาง CD และแปรค่าจากจุด C ถึง D จากนั้นสามารถวัดค่าอยอดของกระแสและแรงดันไฟฟ้าของคอลเลคเตอร์ได้

(2) เมื่อสัญญาณแรงดันไฟฟ้าอินพุท  $E_i$  ขับให้ขั้วเบสเป็นลบ ขั้วเออท์พุท (คือคอล-เลคเตอร์) เป็นขั้วนบวก ดังนั้น  $V_o$  มีเฟสต่างกับ  $E_i$  เป็น  $180^\circ$  ความสัมพันธ์นี้แทนด้วยเครื่องหมายลบ หรือเขียนความสัมพันธ์ได้เป็น  $V_o = - A_v E_i$

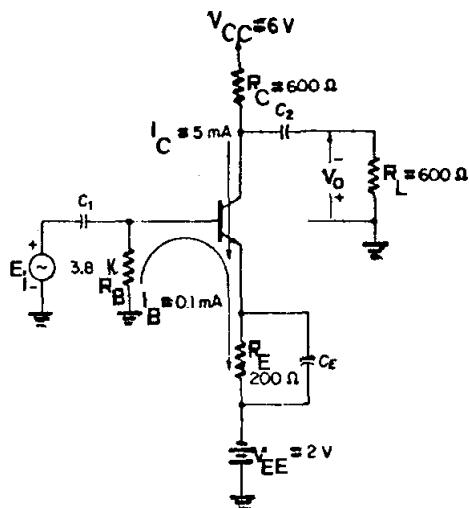
(3) ถ้าค่าอยู่ด  $I_{bp}$  มีค่าเกิน  $20 \mu\text{A}$  จะก่อให้เกิดการเพี้ยนอย่างมาก ตัวอย่างดูได้จากรูป 3.10 ถ้า  $I_b$  เพิ่มค่าเป็น  $65 \mu\text{A}$  กระแสคอลเลคเตอร์จะเพิ่มค่าถึงจุด  $E$  แม้ว่า  $I_b$  จะเพิ่มสูงขึ้นอีก ก็ไม่ทำให้กระแสคอลเลคเตอร์เปลี่ยนแปลง นั่นคือ สัญญาณอินพุทจะไม่ถูกสร้างใหม่อีกเลยที่ ขั้วเออท์พุท ยอดของคลื่นกระแสและแรงดันเออท์พุทถูกขับตลอดช่วงเวลาที่กระแสเป็นค่าเกิน  $65 \mu\text{A}$  หรือเมื่อยอดของสัญญาณกระแสสูงกว่า  $25 \mu\text{A}$  ดังนั้น เพื่อให้แรงดันเออท์พุทแกร่งได้มากที่สุด อาจทำการใบแอสทรานซิสเตอร์ในช่วงครึ่งบนของเส้นโหลด คือ  $V_{CE} = 1/2 V_{CC}$

(4) เกณ krae ของวงจรนี้ มีค่าน้อยกว่า  $\beta$  เล็กน้อย เนื่องจากกระแสคอลเลคเตอร์ที่จุด  $D$  น้อยกว่าที่จุด  $F$  ช่วง  $QF$  เป็น krae ที่ประค่าเนื่องจาก  $\beta_0$  และ  $I_{bp}$  ส่วนช่วง  $QD$  เป็นเกณ krae ตามปกติ ทั้งนี้เนื่องจากเส้นกราฟลักษณะสมบัติของ  $I_{n3} = 60 \mu\text{A}$  ไม่เป็นเส้นนอนที่แท้จริง

(5)  $E_i$  ในรูป 3.9 ต้องมีปริมาณน้อยมาก หรือมีค่าเป็นครึ่งรอบของกระแสจากรูป 3.10 ถ้า  $I_b$  ประค่าอย่างสม่ำเสมอ ยอมทำให้  $I_c$  ประค่าอย่างสม่ำเสมอเช่นกัน สังเกตุได้จากการประค่าของช่วงกว้างระหว่างเส้นกราฟลักษณะสมบัติด้านเออท์พุท ตามค่าที่เพิ่มขึ้นของ  $I_c$  และ  $V_{CE}$

### 3.6 เส้นโหลดของไฟฟ้ากระแสลับ

บางครั้งเรียกเส้นโหลดของไฟฟ้ากระแสลับเป็นเส้นโหลด ac หรือเส้นโหลดไอนามิกส์ (dynamics) เนื่องจากวงจรที่ใช้งานแท้จริงจะมีตัวจุ่มหน้าที่กันแสดงร่องไม่ให้ผ่านหรือบางตัวอาจกล่าวว่า ตัวจุ่มมีลักษณะทำงานเป็นวงจรเปิดต่อกระแสตรง และเป็นวงจรปิดต่อกระแสลับ ถ้า เช่นนั้นแล้ว ในวงจรที่ใช้งานยังคงมีไฟฟ้ากระแสตรงหรือไม่? คำตอบคือ ยังคงมีอยู่เพื่อเลี้ยงให้กรานซิสเตอร์สามารถทำงานได้ตามต้องการ ดังนั้น ในการวิเคราะห์โดยวิธีกราฟจำต้องอาศัยเส้นโหลดไฟฟ้ากระแสตรง สำหรับกรณีบัญหาไฟฟ้ากระแสตรง และอาศัยเส้นโหลดไฟฟ้ากระแสลับ สำหรับกรณีบัญหาไฟฟ้ากระแสลับ ตัวอย่างวงจรไฟฟ้าแสดงในรูป 3.11 ซึ่งมีตัวจุ่ม  $C_1$  และ  $C_2$  ทำหน้าที่กันกระแสไฟตรง ไม่ให้ผ่านแหล่งกำเนิดสัญญาณ  $E_i$  และตัวด้านท่านโหลด  $R_L$  ตามลำดับ ส่วน  $C_L$  เป็นตัวผ่านสัญญาณกระแสลับได้ ๆ รอบตัวด้านท่าน  $R_L$



รูป 3.11 วงจรอนมิตเตอร์ร่วม ต่อตัวจุ C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub> และ C<sub>E</sub> เพื่อแยกโหลดของไฟฟ้ากระแสตรง และกระแสสลับ

### พิจารณากรณีไฟฟ้ากระแสตรง

(1) ความต้านทานของไฟฟ้ากระแสตรงคือ  $R_E + R_C$  ซึ่งเป็นตัวจำกัดกระแสตรงของคอลเลคเตอร์ คือ  $I_C$

(2) แรงดันไฟฟ้ากระแสตรงทั้งหมดที่จ่ายให้ทรานซิสสเตอร์คือ  $V_{CC} + V_{EE}$   
ถ้าถือว่ากระแสตรงของเออมมิตเตอร์และคอลเลคเตอร์มีค่าเท่ากัน ( $I_E \sim I_C$ ) สมการเส้นโลหด (3.2) ถูกดัดแปลงเป็น

$$V_{CC} + V_{EE} = I_C(R_C + R_E) + V_{CE} \quad \dots\dots\dots(3.8)$$

เมื่อ  $I_C = 0$ , จะได้ตัดบันแยกนอนคือ  $V_{CE} = V_{CC} + V_{EE}$

เมื่อ  $V_{CE} = 0$ , จะได้ตัดบันแยกตั้งคือ  $I_C = (V_{CC} + V_{EE})/(R_C + R_E)$

ความชันของเส้นโลหดไฟตรงคือ  $-1/(R_C + R_E)$

จากนั้น ทำการพล็อตเส้นโลหดบนกราฟลักษณะสมบัติด้านขวาที่พุกของทรานซิสสเตอร์ จุดทำงานของทรานซิสเตอร์คือตำแหน่งที่เส้นโลหดตัดกับเส้นกราฟกระแสเบส ( $I_B$ )

### พิจารณากรณีไฟฟ้ากระแสสลับ

กรณีนี้  $E_i$  เป็นต้นกำเนิดแรงดันไฟฟ้าแบบคลื่นซายน์ปริมาณน้อย ๆ ซึ่งก่อให้เกิดกระแสเบสแบบคลื่นซายน์ปริมาณน้อย ๆ เช่นกัน ซึ่งใกล้ในรูป 3.11 ปริมาณของกระแสจะไหลผ่านทรานซิสเตอร์ได้มากน้อยเพียงใด ขึ้นกับความต้านทานอินพุก ( $h_{ie}$ ) ของทรานซิสเตอร์ ไม่ขึ้นกับค่า  $R_E$  เนื่องจากตัวจุ  $C_E$  ทำหน้าที่ผ่านสัญญาณกระแสสลับทั้งหมด

นั่นเอง กระแสสัมบูรณ์ของคอลเลคเตอร์มีค่าเป็น  $\beta_{ce} I_c$  ( $I_c = \beta_{ce} I_b$ ) อธิบายได้ดังนี้ เมื่อกระแสเบส  $I_b$  ในผ่านทรานซิสเตอร์ จะถูกเพิ่มค่าด้วยปริมาณ  $\beta_{ce}$  เท่า เนื่องจากการโดยสารกึ่งตัวนำ (ดูคำอธิบายรายละเอียดในหัวเรื่อง คุณสมบัติทางพิสิทธิ์ของทรานซิสเตอร์) พิจารณา

(1) ความต้านทานโหลดสำหรับกระแสสัมบูรณ์ คือผลรวมของตัวต้านทาน  $R_c$  และ  $R_L$  ซึ่งต่อ กันอย่างขนาน นั่นคือ

$$R_{ac} = R_c // R_L = \frac{R_c R_L}{R_c + R_L}$$

เห็นได้ชัดว่า ค่าโหลดของทั้งสองกรณีนั้นต่างกัน ดังนั้น จุดทำงานจะไม่ควรเคลื่อนตามแนวเส้นโหลดไฟกระแสตรงเท่านั้น

(2) แรงดันต่อกครองโหลดไฟกระแสสัมบูรณ์ คือ  $V_{cep}$  ถ้าถือว่าค่าแรงดันไฟกระแสสัมบูรณ์เป็นค่ายอดย่อมมีผลมาจากค่ายอดของกระแสคอลเลคเตอร์ไฟผ่านตัวต้านทานไฟกระแสสัมบูรณ์ เขียน ความสัมพันธ์เป็น

$$V_{cep} = I_{cep} R_{ac} \quad \dots\dots\dots(3.9)$$

จากสมการ (3.9) กล่าวได้ว่า จุดทำงานจะเคลื่อนจากตำแหน่งทำงานเป็นระยะทางยอดเท่ากับ  $I_{cep}$  และ  $V_{cep}$  หรือกล่าวว่า จุดทำงานเคลื่อนไปตาม “ทางทำงาน” บนแนวเส้นโหลด ของไฟกระแสสัมบูรณ์ เมื่อไม่มีสัญญาณ หรือสัญญาณกำลังผ่านค่าศูนย์ (หมายเหตุ สัญญาณสัมบูรณ์ มีค่าเป็น +, 0, - ตามลำดับ จึงถือว่าครบรอบของมัน) จุดทำงานจะย้อนสู่ตำแหน่งทำงานเสมอ ดังนั้น ในกรณีดังกล่าว นั้น เส้นโหลดของกระแสสัมบูรณ์จะตัดผ่านจุดทำงานกระแสตรงเสมอ ความชันของเส้นโหลดกระแสสัมบูรณ์ คือ  $-1/R_{ac} = -I_{cep}/V_{cep}$

### ตัวอย่าง 3.3 จากรวงจรในรูป 3.11

- (ก) ถ้า  $I_b = 0.10 \text{ mA}$  จงหาจุดทำงานสำหรับไฟกระแสตรง โดยอาศัยเส้นกราฟลักษณะสมบูรณ์ ในรูป 3.12
- (ข) สมมุติกระแสเบสมีค่ายอดเป็น  $0.05 \text{ mA}$  จงหาเส้นโหลดของไฟกระแสสัมบูรณ์
- (ค) หาเกนกระแสของทรานซิสเตอร์โดยวิธีกราฟ

วิธี (ก) จากสมการ (3.8), หากตัดบนแกนนอน โดยให้  $I_c = 0$  ดังนั้น

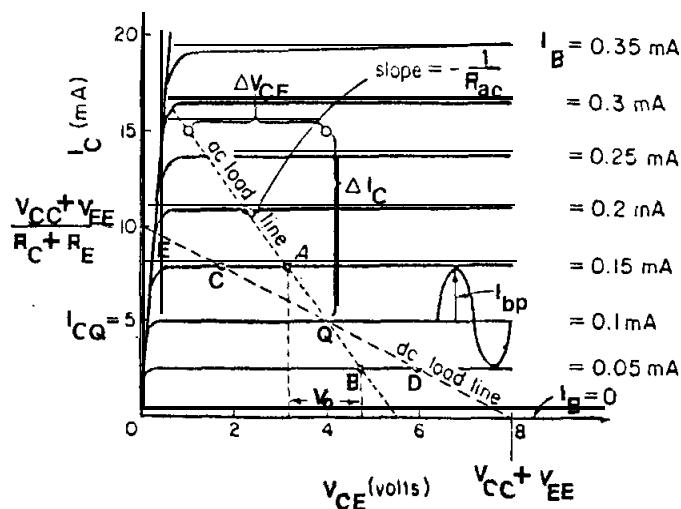
$$V_{CE} = V_{CC} + V_{EE} = 6 + 2 = 8 \text{ v}$$

ความชันของเส้นโหลดไฟตรงคือ  $-1/(R_C + R_E) = -1/800 \Omega$

จุดตัดบนแกนตั้ง เมื่อ  $V_{CE} = 0$  ดังนั้น

$$I_C = \frac{V_{CC} + V_{EE}}{R_C + R_E} = 10 \text{ mA}$$

จุดทำงาน Q เป็นจุดที่เส้นโหลดตัดกับเส้นกราฟ  $I_B = 0.10 \text{ mA}$



รูป 3.12 เส้นกราฟถักยณะสมบัติค้านเอาก๊อกของทรานซิสเตอร์

(ข) ความต้านทานโหลดของไฟกระแสลับคือ  $R_{ac} = R_L/R_C = 300 \Omega$  เพื่อความสะดวก เลือกให้  $\Delta I_C = 10 \text{ mA}$  หาค่า  $\Delta V_{CE}$  จากสมการ (3.9)

$$V_{cep} = \Delta V_{CE} = \Delta I_C R_{ac} = 10 \times 10^{-3} \times 300 = 3 \text{ v}$$

หาเส้นโหลดไฟกระแสลับโดยอาศัยจุด Q ในข้อ (ก) เป็นหลัก เนื่องจากจุดทำงานเป็นจุดที่เส้นโหลดของไฟกระแสตรงตัดกับของไฟกระแสลับ คือจากจุด Q สูงขึ้นไป 10 mA (เป็นค่า  $\Delta I_C$ ) และเลื่อนไปทางซ้าย 3 v (เป็นค่า  $\Delta V_{CE}$ ) ลากเส้นต่อจุดทั้งสองได้เส้นโหลดไฟกระแสลับ

(ค) โจทย์กำหนดให้กระแสเบสมีค่ายอดเป็น 0.05 mA

(ก) ค่า  $I_B = 0.10 \text{ mA}$  ดังนั้น  $I_B$  ประค่าอยู่ระหว่าง 0.05 – 0.15 mA จากรูป 3.12 อ่านค่า  $I_C$  ที่สมนัยกัน มีค่าเป็น 2.5 mA และ 7.8 mA ตามลำดับ เกณฑ์กระแส  $A_i$  มีค่าดังนี้

$$A_i = \frac{\Delta I_C}{\Delta I_B} = \frac{7.8 - 2.5}{0.15 - 0.05} = 53$$

จากรูป 3.12 เส้นกราฟ  $I_B = 0.15 \text{ mA}$  เกือบขนาดกับเส้นกราฟ  $I_B = 0.05 \text{ mA}$  ดังนั้น ถือได้ว่า  $\beta_o \sim A_i$

ตัวอย่าง 3.4 จากตัวอย่าง 3.3 ถ้าทรานซิสเตอร์มีค่า  $h_{ie} = 250 \Omega$

(ก) จงหาค่าค่าอยอดถึงยอดของ  $E_i$  เพื่อก่อกระแสเบสซึ่งมีค่าอยอดถึงยอดเป็น 0.1 mA

- (ข) จงคำนวณเกณแรงดันไฟฟ้าของวงจร  
 (ค) สัญญาณกระแสไฟหล่อผ่าน  $R_L$  และ  $R_C$  มีค่าอยอดถึงยอดเท่าใด  
 (ง) จงคำนวณเกนกระแสของวงจร จากต้นกำเนิดแรงดันไฟฟ้า  $E_i$  ไปยังโหลด  $R_L$

วิธี (ก) ถ้าเป็นกรณีไฟสลับ ถือได้ว่าแหล่งป้อนแรงดันไฟตรงเป็นวงจรลัด (คือ  $C_E$  และ  $V_{EE}$ )

$$E_{i(p/p)} = I_{b(p/p)} h_{ie} = (0.10 \times 10^{-3}) \times 250 = 25 \text{ mV}$$

$$\begin{aligned} \text{(ข) จากรูป 3.12 อ่านได้ } V_{CE} &= 3.2 \text{ V เมื่อ } I_B = 0.15 \text{ mA} \\ &= 4.7 \text{ V เมื่อ } I_B = 0.05 \text{ mA} \end{aligned}$$

$$\text{นั่นคือ } V_{o(p/p)} = 3.2 - 4.7 = -1.5 \text{ V}$$

$$A_v = \frac{V_{o(p/p)}}{E_{i(p/p)}} = \frac{-1.5}{25 \times 10^{-3}} = -60$$

(ค) สัญญาณกระแสที่ไฟหล่อผ่าน  $R_L$  มีค่าอยอดถึงยอดเป็น  $I_{L(p/p)}$

$$I_{L(p/p)} = \frac{V_{o(p/p)}}{R_L} = \frac{-1.5}{600} = -2.5 \text{ mA}$$

เนื่องจาก  $R_L = R_C$  ดังนั้นมีกระแสปริมาณเท่ากันไฟหล่อผ่าน ซึ่งเป็นค่าครึ่งหนึ่งของ  $I_C$  ดังนั้น ค่า  $I_C$  ที่เปลี่ยนแปลงไป ควรเท่ากับผลรวมของ  $I_{L(p/p)}$  และ  $I_{RC(p/p)}$

$$\Delta I_C = I_{L(p/p)} + I_{RC(p/p)} = 5 \text{ mA}$$

(ง) จากรูป 3.11 กระแสไฟหล่อผ่าน  $R_B$  มีค่าดังนี้

$$I_{RB} = \frac{E_i}{R_B} = \frac{25 \times 10^{-3}}{3.8 \times 10^{-3}} = 6.5 \mu\text{A}$$

กระแสที่ป้อนเข้าในวงจรคือ  $I_i = I_B + I_{RB} = (0.10 \text{ mA}) + (6.5 \mu\text{A}) = 106 \mu\text{A}$

(ค่า  $I_B = 0.10 \text{ mA}$  จากตัวอย่าง 3.3)

เกนกระแสของวงจร =  $I_L/I_i = (2.5 \times 10^{-3}) / (106 \times 10^{-6}) = 23.6$

### 3.7 บทสรุป

ข้อได้เปรียบของวิธีกราฟคือ ทำให้เห็นลักษณะการแก่วงของสัญญาณอินพุตและเอาท์พุตได้ชัดเจนดี ทำให้เข้าใจหน้าที่การทำงานของทรานซิสเตอร์ในวงจรได้ดีขึ้น ส่วนข้อเสียเปรียบคือ ต้องอาศัยเส้นกราฟลักษณะสมบัติตามเอาท์พุตของทรานซิสเตอร์ ซึ่งในบางกรณี หาได้ยาก และจากการทดสอบคำนวณค่าในตัวอย่าง 3.4 ข้อ (ค) เปรียบเทียบกับค่าในตัวอย่าง 3.3 ข้อ (ก),  $\Delta I_C$  มีค่าแตกต่างไปเล็กน้อย และงว่าวิธีกราฟยังไม่แม่นยำนัก

จุดทำงาน เป็นตำแหน่งที่ปริมาณทางไฟฟ้าภายในตัวทรานซิสเตอร์มีค่าสมนัยกับปริมาณ

ของชาติวงจรภายนอก ผู้ใช้สามารถเลือกทำหน่งเพื่อให้ทราบชีสเตอร์ทำงานได้ตามวัตถุประสงค์ เช่น ในวงจรขยาย เลือกจุดทำงาน ณ บริเวณกึ่งกลางเส้นโหลด เป็นต้น

กรณีที่ต้องไฟกระแสตรงและกระแสสลับป้อนในวงจร ต้องใช้ตัวจูซึ่งทำหน้าที่เลือกให้กระแสสลับผ่านไปในแนวที่ต้องการ เมื่อกระแสไฟทั้งสองชนิดมีแนวทางเดินต่างกัน ความต้านทานการไหลของกระแสทั้งสองชนิดย่อมต่างกัน นอกจากนี้ ศักย์ไฟฟ้าครบรอบวงจรยังต่างกันอีกด้วย ดังนั้น จำเป็นต้องหาเส้นโหลดของแต่ละกรณี เส้นโหลดของไฟกระแสสลับจะย้อนสูตรทำหน่งทำงานเสมอเมื่อไม่มีสัญญาณ หรือเมื่อสัญญาณกำลังผ่านค่าศูนย์ นั่นคือเส้นโหลดของไฟฟ้ากระแสสลับจะตัดกับเส้นโหลดของไฟฟ้ากระแสตรง ในกรณีดังกล่าวเลือกให้จุดตัดนี้เป็นจุดทำงาน

ข้อจำกัดของวิธีกราฟคือ

- (1) เมื่อตัวต้านทานโหลดมีค่าเป็นศูนย์
- (2) เมื่อตัวต้านทานโหลดมีค่าอนันต์

จากการสังเกตพบว่า เมื่ออุณหภูมิเพิ่มขึ้นจะทำให้จุดทำงานเลื่อนขึ้นตามแนวเส้นโหลดของไฟกระแสตรง ถ้าอุณหภูมิลดลง จุดทำงานจะเลื่อนลงตามแนวเส้นโหลดเช่นกัน

### แบบฝึกหัดบทที่ 3

- 3.1 ตามวงจรในรูป 3.1 ถ้า  $R_L$  เพิ่มค่าเป็น 10 K จงหาเส้นโลดใหม่ในรูป 3.2
- 3.2 ตามวงจรในรูป 3.1 ถ้า  $V_{cc}$  ปรับค่าเป็น 5 v จงหาเส้นโลดใหม่ในรูป 3.2
- 3.3 จากตัวอย่าง 3.2 ถ้า  $I_s$  คงที่  $10 \mu A$  จงแสดงผลการเปลี่ยนแปลงค่าต่าง ๆ
- 3.4 เปรียบเทียบข้อแตกต่างจากค่าตาม 3.3 กับการคำนวณใหม่ในตัวอย่าง 3.2 โดยใช้  $I_s$  คงที่  $10 \mu A$  เช่นเดิม
- 3.5 พล็อตเส้นโลดลงในรูป 3.3 ถ้า  $R_L = \infty$  และ  $R_L = 0$
- 3.6 กำลังสูญเสียสูงสุด มีส่วนเกี่ยวข้องอย่างไรกับการเลือกจุดทำงานของทรานซิสเตอร์?
- 3.7 จากรูป 3.11 ถ้าไม่มีการต่อตัวจุกทั้งสามในวงจร ท่านคิดว่าเส้นโลดของไฟฟ้า กระแสตรงและกระแสสลับจะเช่นไร? หน้าที่ของแต่ละตัวจุกคืออะไร
- 3.8 อาศัยวงจรในรูป 3.11 ถ้า  $R_L$  ลดค่ากลาบเป็น 300 Ω จงหาเส้นโลดของไฟฟ้ากระแสตรง และกระแสสลับ
- 3.9 วงจรในรูป 3.11 ถ้า  $R_L = R_E = C_E = 0$ ,  $R_B = 80 K$ ,  $R_C = 2.5 K$ ,  $V_{cc} = 20 v$  และ  $V_{BE} = 0.7 v$  จงหา
- (ก) เส้นโลดสำหรับไฟกระแสตรง
- (ข) จุดทำงาน
- (ค) ถ้าใช้  $R_C 10 K$  จงหาจุดทำงานใหม่
- (ง) ถ้าใช้ค่าเดิมตามโจทย์กำหนดแต่เปลี่ยน  $V_{cc}$  เป็น 10 v จุดทำงานจะอยู่ตำแหน่งใด?