

## Root Locus Technique

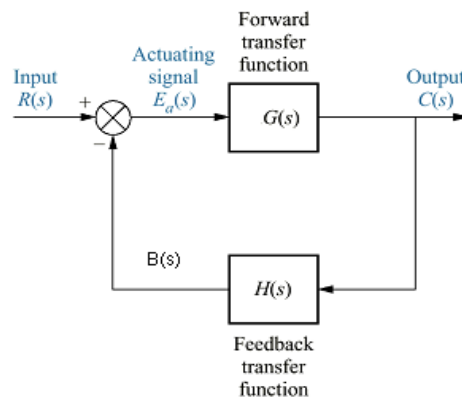
Root locus เป็นวิธีการการนำเสนอโพลของระบบปิด(closed-loop pole) ในรูปแบบกราฟฟิก เมื่อมีการเปลี่ยนค่าพารามิเตอร์ในระบบนั้น Root locus เป็นวิธีการที่มีประโยชน์มากสำหรับการวิเคราะห์และออกแบบความเสถียรภาพและการตอบสนองชั่วขณะ(transient response) เนื่องจากระบบควบคุมแบบป้อนกลับนั้นยากในการทำความเข้าใจถึงคุณภาพของระบบและต้องใช้คณิตศาสตร์ที่มีความซับซ้อนมาก ดังนั้นการแสดงเส้นทางเดินรากในรูปแบบกราฟฟิกช่วยอธิบายถึงสมรรถนะโดยคร่าวๆ ของระบบและใช้ในการวิเคราะห์และออกแบบความเสถียรภาพและการตอบสนองชั่วขณะ(transient response)

เส้นทางเดินรากสามารถใช้ทำการวิเคราะห์คุณภาพหรือสมรรถนะโดยคร่าวๆ ของระบบเมื่อพารามิเตอร์ใดๆ มีการเปลี่ยนแปลง ตัวอย่างเช่น ผลของการเปลี่ยนแปลงเกนต่อเปอร์เซ็นต์ของ Overshoot, setting time และค่าเวลาสูงสุด(Peak time) สามารถที่จะแสดงให้เห็นได้อย่างชัดเจน

เส้นทางเดินรากจะสามารถแสดงกราฟฟิกของความเสถียรของระบบ ทำให้เราสามารถทราบขอบเขตความเสถียร ขอบเขตที่ไม่เสถียร และเงื่อนไขที่เป็นสาเหตุให้ระบบอยู่สถานะภาพการแกว่งไม่หยุด(Oscillation) ได้อย่างชัดเจน

### ปัญหาของระบบควบคุม(The Control System Problem)

โพลในระบบเปิดสามารถหาได้ง่ายและไม่เปลี่ยนแปลงเมื่อเกนของระบบเปลี่ยนแปลง ส่วนโพลของระบบปิดนั้นหาได้ยากและยิ่งไปกว่านั้นโพลในลูปปิดเปลี่ยนแปลงเมื่อเกนในระบบเปลี่ยนแปลง



รูปที่ 1

ลักษณะของระบบควบคุมแบบป้อนกลับได้แสดงในรูปที่ 1 ทรานสเฟอร์ฟังก์ชันของระบบเปิด(Open-loop transfer function) คือ  $KG(s)H(s)$  เราสามารถหาโพลของ  $KG(s)H(s)$  ได้ทันทีเมื่อระบบประกอบด้วยระบบอันดับหนึ่งหรือสองเชื่อมต่อกันแบบ cascade และเราสามารถที่จะเปลี่ยนค่า  $K$  ได้ โดยไม่มีผลต่อตำแหน่งของโพลของ  $KG(s)H(s)$  ตัวอย่างเช่น  $G(s) = (s+1)/[s(s+2)]$  และ  $H(s) = (s+3)/(s+4)$  ตำแหน่งโพลของ  $KG(s)H(s)$  คือ 0, -2 และ -4 ตำแหน่งของซีโร่ ของ  $KG(s)H(s)$  คือ -1 และ -3 ถ้าเป็นระบบปิด  $T(s) = KG(s)/[1+G(s)H(s)] =$

$K(s+1)(s+4)/[s^3+(6+K)s^2+3K]$  ดังนั้นจะเห็นว่า ซีโรของ  $T(s)$  จะประกอบด้วยซีโรของ  $G(s)$  ด้วย และโพลของ  $H(s)$  ตำแหน่งโพลของ  $T(s)$  ไม่สามารถหาได้ทันทีและค่า  $K$  ทำให้โพลของระบบปิด( $T(s)$ ) เปลี่ยนไป เนื่องจากการตอบสนองชั่วขณะและความเสถียรของระบบขึ้นอยู่กับโพลของระบบปิด เพื่อทำการตรวจสอบสมรรถนะของระบบเราต้องทำการหาค่ารากของส่วนสำหรับค่า  $K$  ต่างๆ เส้นทางเดินรากจะสามารถแสดงให้เห็นถึงค่าของโพลที่เปลี่ยนไปในรูปกราฟฟิก เมื่อมีการเปลี่ยนแปลงค่า  $K$  ได้อย่างชัดเจน

### แนวคิดของการวิเคราะห์ทางเดินราก

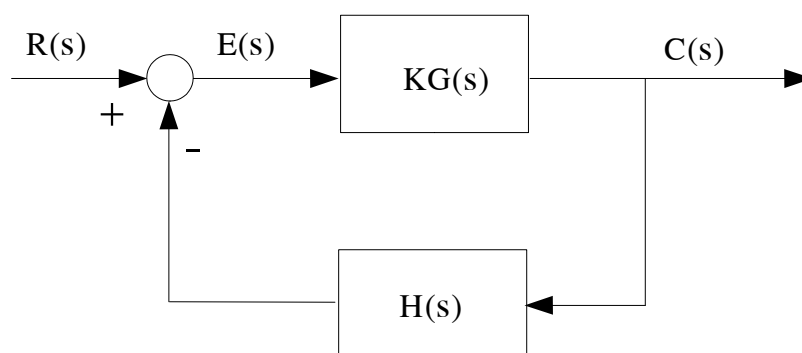
เส้นทางเดินของรากของสมการคุณลักษณะ(Characteristic equation) หรือการเปลี่ยนแปลงของโพลของระบบปิดจะพิจารณาจากการเปลี่ยนอัตราขยาย (Gain,  $K$ ) ของฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบเปิดจากค่าเริ่มต้น  $K=0$  จนถึงค่าสุดท้ายที่  $K=\infty$  การวิเคราะห์ทางเดินของรากเป็นวิธีที่จะทราบตำแหน่งของโพล และตำแหน่งของซีโรของระบบปิดจากสมการคุณลักษณะของระบบเปิดในระนาบเอส(s-plane)

### นิยามของเส้นทางเดินราก(Defining the Root Locus)

จากบล็อกไดอะแกรมในรูปที่ 1 ฟังก์ชันถ่ายโอนแบบปิด(Closed-loop Transfer function,  $T(s)$ ) คือ

$$T(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} \quad \text{-- (1)}$$

ฟังก์ชันถ่ายโอนแบบเปิด(Open-loop transfer function) คือ  $G(s)H(s)$  และสมการคุณลักษณะ(Characteristic equation) คือ  $1+G(s)H(s) = 0$



รูปที่ 2

ดังนั้นระบบปิดในรูปที่ 2 จะมี closed-loop transfer function คือ

$$T(s) = \frac{KG(s)}{1 + KG(s)H(s)}$$

สมการคุณลักษณะของระบบคือ

$$1 + KG(s)H(s) = 0$$

เมื่อ K เป็นอัตราขยาย จัดรูปสมการใหม่จะได้ว่า

$$K.G(s)H(s) = -1$$

เนื่องจากทรานสเฟอ์ฟังก์ชันเป็นตัวแทนเชิงซ้อน จากสมการจะได้ว่าขนาดของ  $KG(s)H(s) = 1$  และมุมมีค่าเท่ากับ 180 องศา เมื่อพิจารณาเฉพาะขนาด(gain) จะได้

$$|K| |G(s)H(s)| = 1$$

$$|G(s)H(s)| = \frac{1}{|K|}$$

เมื่อพิจารณาเฉพาะมุม(phase) จะได้ว่า

$$\begin{aligned} \angle KG(s)H(s) &= 180 + k360 \\ &= (2K+1)180 \quad \text{เมื่อ } 0 < K < \infty \end{aligned}$$

การร่างเส้นทางเดินของราก(sketching the root locus)

1 จำนวนเส้นทางเดินของราก(Number of branch)

จำนวนของเส้นทางเดินของรากจะมีค่าเท่ากับจำนวนโพลของระบบเปิด(Open-loop poles) พิจารณารูปที่ 2 ทรานสเฟอ์ฟังก์ชันของระบบเปิดคือ  $KG(s)H(s)$  ดังนั้นจำนวนของเส้นทางเดินของรากจะมีค่าเท่ากับจำนวนโพลของทรานสเฟอ์ฟังก์ชัน  $G(s)H(s)$

2 สมมาตรของเส้นทางเดินของราก(Symmetry)

เส้นทางเดินของรากจะสมมาตรกับแกนจริง(The root locus is symmetrical about the real axis)

3 เส้นทางเดินของรากบนแกนจริง(Real-axis segments)

บนแกนจริงเมื่อ  $K > 0$  เส้นทางเดินของรากจะอยู่ทางด้านซ้ายของจำนวนคี่ของจำนวนโพล และซีกี่ที่มีค่าจำกัดของระบบเปิด(On the real axis, for  $K > 0$ , the root locus exists to the left of an odd number of real-axis finite open-loop poles and/or finite open-loop zeros.)

4 จุดเริ่มต้นและจุดสิ้นสุดของเส้นทางเดินของราก(Starting and ending points)

เส้นทางเดินของรากจะเริ่มจากโพลของทรานสเฟอ์ฟังก์ชันในระบบเปิด  $G(s)H(s)$  และสิ้นสุดที่ตำแหน่งซีโรของทรานสเฟอ์ฟังก์ชันในระบบเปิด  $G(s)H(s)$  (The root locus begins at the finite and infinite poles of  $G(s)H(s)$  and ends at the finite and infinite zeros of  $G(s)H(s)$ .) เราสามารถแสดงให้เห็นได้ดังนี้

กำหนดให้

$$G(s) = \frac{N_G(s)}{D_G(s)} \qquad H(s) = \frac{N_H(s)}{D_H(s)}$$

ทรานสเฟอว์ฟังก์ชันของระบบปิดแสดงได้โดย

$$T(s) = \frac{KG(s)}{1 + KG(s)H(s)} = \frac{KN_G(s)D_H(s)}{D_G(s)D_H(s) + KN_G(s)N_H(s)}$$

เมื่อ K เข้าใกล้ 0 (small gain)

$$T(s) \approx \frac{KN_G(s)D_H(s)}{D_G(s)D_H(s) + \epsilon}$$

จะสังเกตเห็นว่าโพลของระบบปิดมีค่าเท่ากับโพลของระบบเปิดคือ  $D_G(s)D_H(s)$  สรุปได้ว่าจุดเริ่มต้นของเส้นทางเดินของรากอยู่ที่โพลของระบบเปิดคือ  $D_G(s)D_H(s)$

เมื่อ K เข้าใกล้อนันต์ (high gain)

$$T(s) \approx \frac{KN_G(s)D_H(s)}{\epsilon + KN_G(s)N_H(s)}$$

จะสังเกตเห็นว่าโพลของระบบปิดมีค่าเท่ากับซีโรของระบบเปิดคือ  $N_G(s)N_H(s)$  สรุปได้ว่าจุดเริ่มต้นของเส้นทางเดินของรากอยู่ที่ซีโรของระบบเปิดคือ  $N_G(s)N_H(s)$

##### 5 ลักษณะของเส้นทางเดินของรากที่อนันต์(Behavior at infinity)

- If the function approaches infinity as  $s$  approaches infinity, then the function has a pole at infinity.
- If the function approaches zero as  $s$  approaches infinity, then the function has a zero at infinity.
- Every function of  $s$  has an equal number of poles and zeros.

The root locus approaches straight lines as the locus approaches infinity.

Further, the equation of the asymptotes is given by the real-axis intercept,  $\sigma_a$ , and  $\theta_a$ , as follows :

$$\sigma_a = \frac{\sum \text{finite poles} - \sum \text{finite zeros}}{\text{Number of finite poles} - \text{Number of finite zeros}}$$

$$\theta_a = \frac{(2k+1)\pi}{\text{Number of finite poles} - \text{Number of finite zeros}}$$

$$k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

6 จุดแยกออกจากแกนจริงและจุดเข้าหาแกนจริงของเส้นทางเดินของราก(Real-axis Breakaway and Breakin points)

Breakaway and Breakin points satisfy the relation ship

$$\sum_1^m \frac{1}{\sigma + z_i} = \sum_1^n \frac{1}{\sigma + p_i}$$

where  $z_i$  and  $p_i$  are the negative of the zeros and poles values of  $G(s)H(s)$ .

7 จุดตัดแกนจินตภาพของเส้นทางเดินของราก(The  $j\omega$ -axis crossing)

ในบางกรณีขณะที่ขนาด  $K$  เพิ่มขึ้น เส้นทางเดินของรากอาจจะตัดแกนจินตภาพซึ่งหมายความว่า ค่าอัตราขยาย  $K$  จะมีค่าสูงสุดที่ตำแหน่งของรากอยู่บนแกนจินตภาพ เพราะถ้าค่าของ  $K$  มากกว่าค่านี้จะทำให้ตำแหน่งของรากอยู่ทางด้านขวามือของระนาบ  $s$  ซึ่งทำให้ระบบไม่เสถียร ดังนั้น จุดตัดแกนจินตภาพของเส้นทางของรากก็คือจุดที่ค่าของ  $K$  มีค่าสูงสุดที่ระบบยังคงอยู่ในสภาวะเสถียร ค่าของ  $K$  และ  $\omega$  สูงสุดนั้น สามารถหาได้ 2 วิธีคือ

7.1 แทนค่า  $s=j\omega$  ในสมการคุณลักษณะ(Characteristic equation) จากนั้นให้ส่วนจริงและส่วนจินตภาพมีค่าเป็นศูนย์ แก้สมการเพื่อหาค่า  $K$  และ  $\omega$  ( Let  $s=j\omega$  in the characteristic equation equate both real part and imaginary part to zero and then solve for  $\omega$  and  $K$ .)

7.2 นำสมการคุณลักษณะไปสร้างเป็นตารางเรย์เทฮเซอร์วิธ แล้วหาค่า  $K$  เมื่อแถว  $s$  เป็น 0 แก้สมการเพื่อหาค่า  $K$