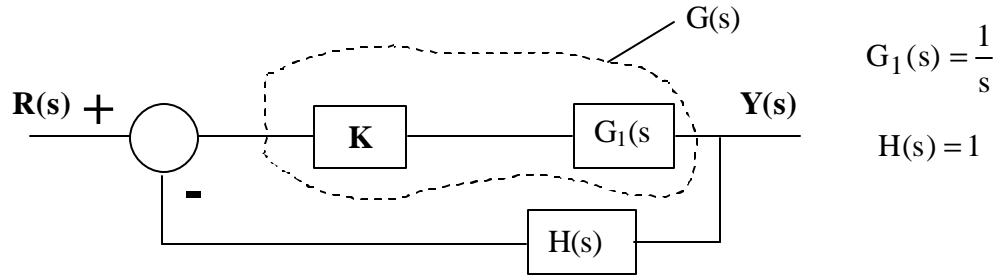


ROOT-LOCUS METODU

Değişken kazançlı bir kontrol sistemi tasarlariken dikkat edilecek temel nokta kullandığımız kazanç değerlerinin sistemi stabil bölgede tutmasıdır.

Root locus çizimi instabil bölgeleri (kompleks düzlemde köklerin düsey eksenin sağ tarafı), asiri sönümlü sistemleri, ve titresimli sistemleri belirlemede oldukça kullanışlıdır.

Root locus yöntemi bir miktar zaman alıcıdır fakat elde edilen sonuçlar bir kontrol sistemini tasarlariken oldukça önemlidir.



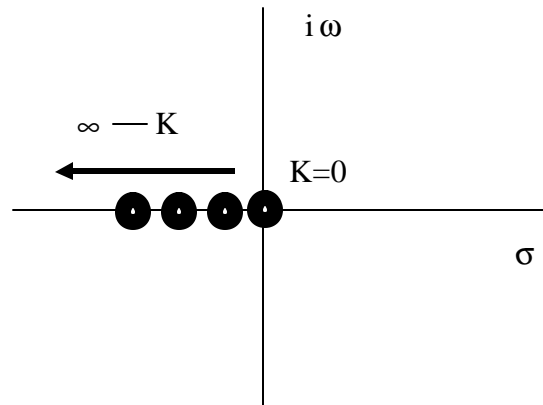
Kontrol sistemi için transfer fonksiyonu Mason formülü ile

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

Değişen K değerleri için sistem transfer fonksiyonunun paydasının kökleri bulunur ve elde edilen kökler kompleks düzlemde gösterilir. (K kazancı normal olarak 0 ila +8 arasında değerler alır).

$$D(s) = s + K, s + K = 0$$

K	Kök
0	0
1	-1
2	-2
3	-3



Bir sistemin stabilitesinin arastirilmesi için transfer fonksiyonunun paydasina bakilmasi yeterlidir.

Negatif ve birim geri beslemeli bir kontrol sistemi için genel ifade asagidaki sekildedir,

$$G_s(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)}$$

Sistem cevabi paydanin bir fonksiyonudur ve paydanin kökleri tarafından belirlenir.

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

Transfer fonksiyonu ifadesindeki $G(s)H(s)$ kısmi asagidaki sekilde de sıfırlar (zeros) ve kutuplar (poles) olarak da gösterilebilir.

$$G(s)H(s) = \frac{K(s + z_0)(s + z_1) \dots (s + z_m)}{(s + p_0)(s + p_1) \dots (s + p_n)}$$

Örnek:

$$G(s) = \frac{K}{s^2 + 3s + 2}, H(s) = 1 \text{ ve sistem negatif geri beslemeli}$$

Karakteristik denklem;

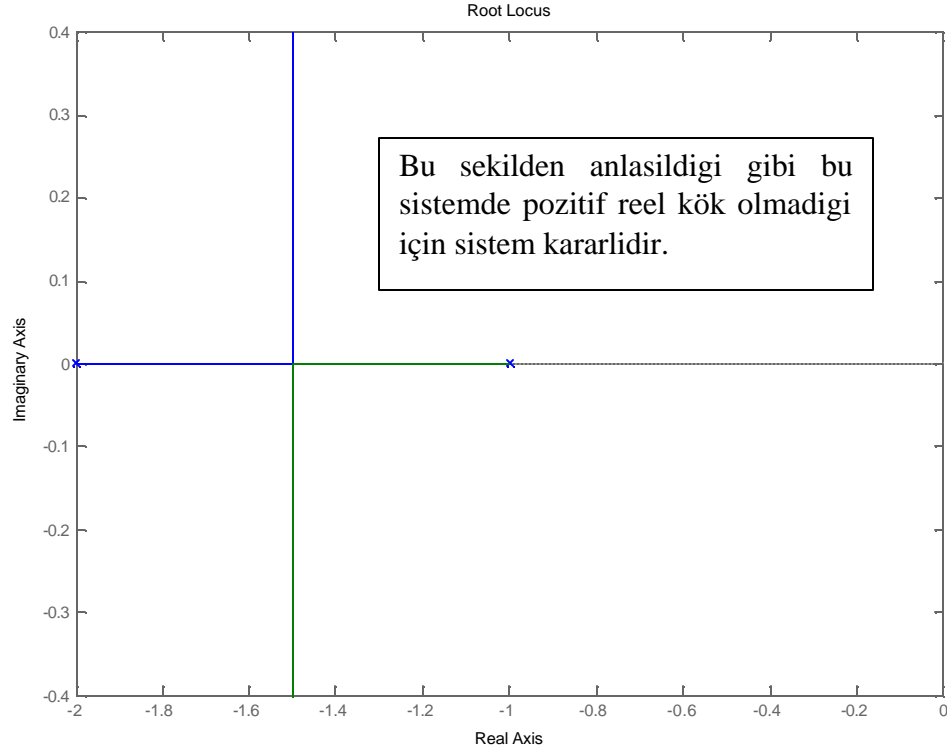
$$1 + \left(\frac{K}{s^2 + 3s + 2} \right) = 0$$

$$s^2 + 3s + 2 + K = 0$$

$$s_{1,2} = \frac{-3 \pm \sqrt{9 - 4(2 + K)}}{2} = -1.5 \pm \frac{\sqrt{1 - 4K}}{2}$$

K	Kökler
0	-1,-2
1	$-1.5000 \pm 0.8660i$
.	
100	$-1.5000 \pm 9.9875i$

```
clc;clear;  
pay=[1];  
payda=[1,3,2];  
rlocus(pay,payda)
```



ROOT LOCUS ÇIZIMI TEMEL KURALLARI

1. Kontrol sistemine ait karakteristik denklem yazilir.

$$1 + G(s)H(s) = 1 + K \frac{(s + z_1)(s + z_2) \dots (s + z_n)}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_n)} = 0$$

2. Kutuplar (Kökler) ve sifirlar sayilir. (n-m) farki kadar sonsuza giden root locus çizgisi mevcut olacaktır.

3. Reel eksen üzerindeki kökler isaretlenir.

4. Asagidaki ilk formül yardimi ile sonsuza giden kökler için asimtotlar belirlenir. Daha sonra ikinci formül kullanılarak asimtotların reel eksenini kestigi yer belirlenir ve asimtotlar çizilir.

$$\beta(k) = \frac{\pm 180^\circ (2k+1)}{n-m} \quad k=[0,1,...(n-m-1)]$$

$$\sigma = \frac{(p_1 + p_2 + \dots + p_n)(z_1 + z_2 + \dots + z_m)}{n-m}$$

5. Breakaway ve Breakin noktaları bulunur. Breakaway noktaları reel eksen üzerindeki iki kök (pole) arasında bulunur. Breakin noktaları sıfırlar (zeros) arasında bulunur. Bu noktaları tesbit edebilmek için asagidaki polinomun çözülmesi gereklidir.

$$A=(s+p_1)(s+p_2)...(s+p_n) \quad B=(s+z_1)(s+z_2)...(s+z_m)$$

$$\left(\frac{d}{ds} A \right) B - A \left(\frac{d}{ds} B \right) = 0$$

6. Kök egrilerinin imajiner eksenini kestigi yerler bulunur. Bunun için laplace degiskeni olan s yerine iω degeri konulur ve elde edilen ifade frekansları bulmak için çözülür. İmajiner eksenini kesen asimtotlar çizilir.

$$1 + K \frac{(i\omega + z_1)(i\omega + z_2)...(i\omega + z_m)}{(i\omega + p_1)(i\omega + p_2)...(i\omega + p_n)} = 0$$

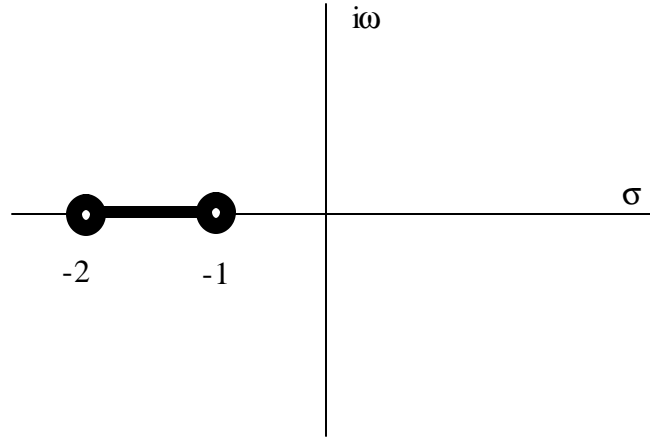
Örnek:

$$G(s) = \frac{K}{s^2 + 3s + 2}, \quad H(s)=1$$

$$\textbf{Adım 1:} \quad D(s) = 1 + G(s)H(s) = 1 + \frac{K}{s^2 + 3s + 2} = 1 + K \frac{1}{(s+1)(s+2)}$$

Adım 2: Sonsuza giden yer egrisi adedi bulunur.
m=0, n=2 n-m=2 adet egri sonsuza gidiyor.

Adım 3: Kökler kompleks düzlemde gösterilir.



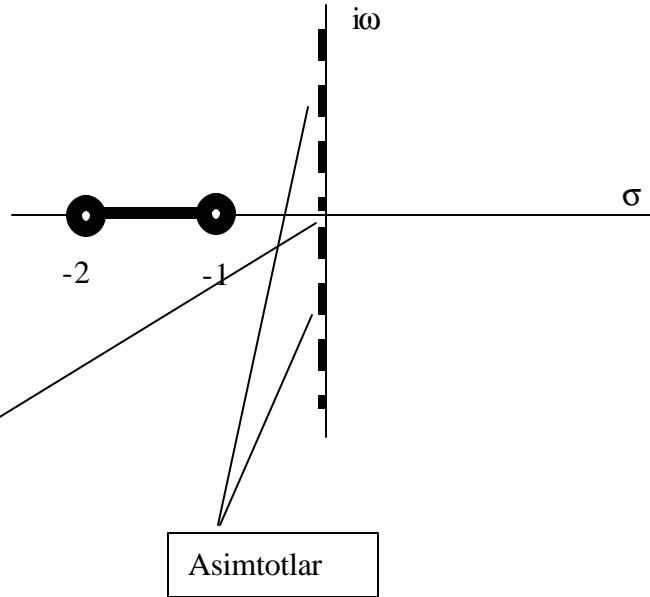
Adım 4: Asimtot açilari ve asimtotların reel eksenini kesim noktasini bulunur.

$$\beta(k) = \frac{180^\circ (2k+1)}{2} \quad k = [0,1]$$

$$\beta(0) = \frac{180^\circ (2*0+1)}{2} = 90^\circ$$

$$\beta(1) = \frac{180^\circ (2*1+1)}{2} = 270^\circ$$

$$\sigma = \frac{(-1-2)(0)}{2} = 0$$



Adım 5: Kökler için breakout noktaları bulunur.

$$A=1, B=s^2+3s+2$$

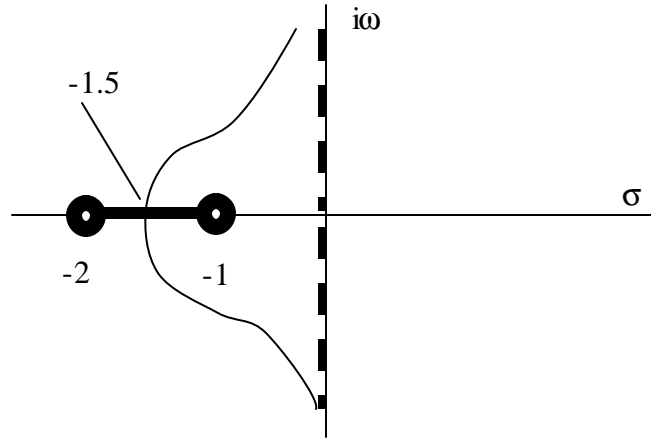
$$\frac{d}{ds}A = 0, \frac{d}{ds}B = 2s + 3$$

$$A\left(\frac{d}{ds}B\right) - B\left(\frac{d}{ds}A\right) = 0$$

$$1(2s+3) - (s^2+3s+2)(0) = 0$$

$$2s+3=0$$

$$s=-1.5$$



Adım 6: Kök yer eğrileri imajiner eksenini kesmediği için sistemin stabil olduğu sonucuna varılabilir, fakat uygulama amacı ile imajiner eksen kesim noktası hesabi da aşağıda verilmistir.

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

$$1+K\frac{1}{s^2+3s+2}=0$$

$$s^2+3s+2+K=0$$

$$(i\omega)^2+3(i\omega)+2+K=0$$

$$-\omega^2+3i\omega+2+K=0$$

$$\omega^2-3i\omega-2-K=0$$

$$\omega = \frac{3i \pm \sqrt{(-3i)^2 - 4(-2-K)}}{2} = \frac{3i \pm \sqrt{-9+8+4K}}{2} = \frac{3i \pm \sqrt{4K-1}}{2}$$

Bu sonuç frekansın imjiner degere sahip olduğunu göstermektedir. Bu durum imajiner eksenini kesen bir frekans olmadığını gösterir.