

---

## BAB 7

# DISAIN KONTROL BERUMPAN-BALIK LUP TUNGGAL KLASIK

---

### 7. 1 Teknik Tempat Kedudukan Akar (Root Locus)

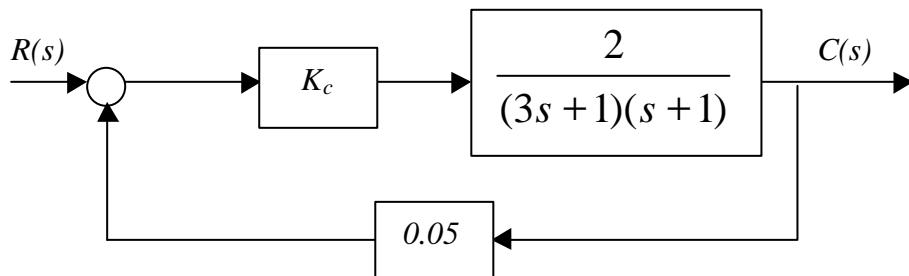
**Root Locus**: teknik secara grafik yang terdiri atas penggrafikan akar-akar pers. karakteristik (eigenvalue), sebagai fungsi gain atau perubahan parameter lup lainnya.

Hasil grafik: pandangan sekilas apakah akar-akar pers. karakteristik memotong sumbu imajiner dari sisi kiri ke sisi kanan *s plane*. Ini mengindikasikan kemungkinan ketidakstabilan lup kontrol.

Contoh 7.1:

Perhatikan diagram blok lup kontrol pada Gambar 7.1. Pers. karakteristik untuk sistem tersebut:

$$1 + \frac{K_c}{(3s+1)(s+1)} = 0 \text{ atau } 1 + \text{OLTF} = 0$$



Gambar 7.1 Diagram blok untuk contoh 7.1

OLTF (open-loop transfer function) =  $\frac{K_c}{(3s+1)(s+1)}$

Pole:  $-1/3$  dan  $1$

Zero: tidak ada

### **Pole dan zero**

$$G(s) = \frac{K(s+z)}{(s+p_1)(s+p_2)}$$

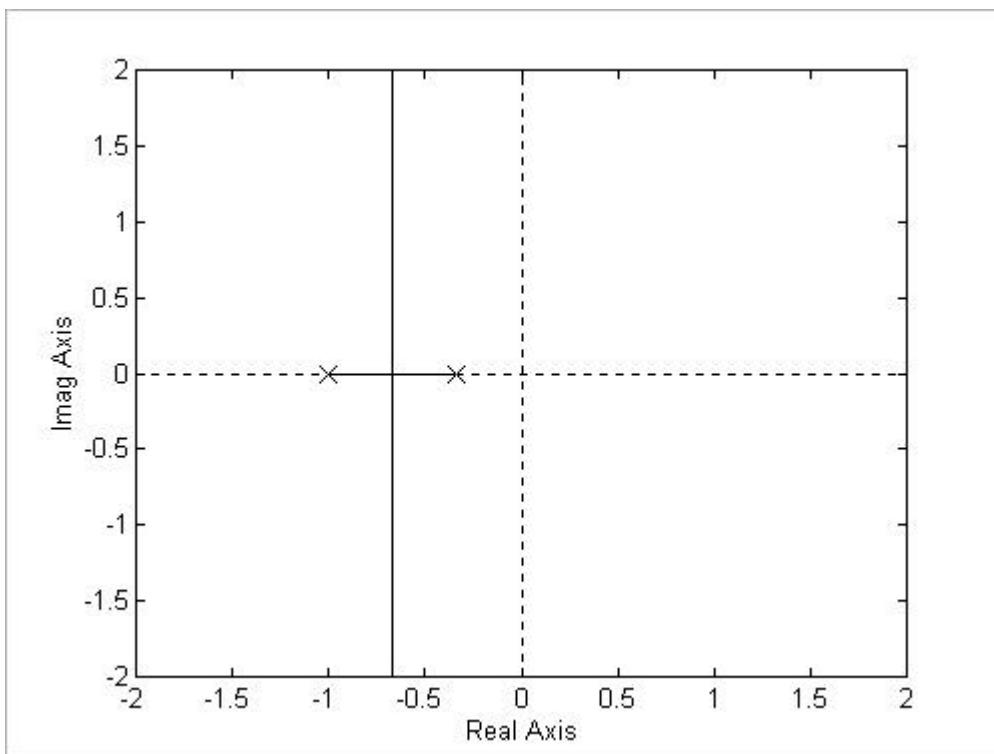
Titik-titik pada bidang  $s$  (*s plane*) yang menyebabkan fungsi  $G(s)$  analitik disebut titik *ordiner* (*ordinary*), sedangkan titik-titik pada bidang  $s$  yang menyebabkan fungsi  $G(s)$  tidak analitik disebut titik *singuler* (*singular*). Titik-titik singuler yang menyebabkan fungsi  $G(s)$  atau turunan-turunannya mendekati tak terhingga disebut **pole**. Pada persamaan di atas pole-nya:  $s = -p_1$  dan  $s = -p_2$ .

Titik-titik yang menyebabkan fungsi  $G(s)$  sama dengan nol disebut **zero**. Pada persamaan di atas, zeronya:  $s = -z$ .

$$3s^2 + 4s + (1 + K_c) = 0$$

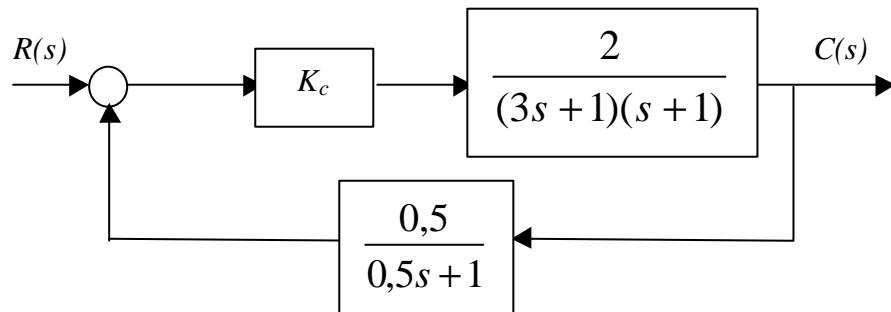
$$r_1, r_2 = \frac{-4 \pm \sqrt{16 - 12(1 + K_c)}}{6} = -\frac{2}{3} \pm \frac{1}{3}\sqrt{1 - 3K_c}$$

Dengan memasukkan harga  $K_c$  dari 0 dst., maka didapat gambar:



Gambar 7.2 Diagram root locus untuk Gambar 7.1 dengan menggunakan Matlab

**Contoh 7.2:**



Gambar 7.3 Diagram blok untuk contoh 7.2

Persamaan karakteristik :

$$\text{OLTF} = 1 + \frac{K_c}{(3s+1)(s+1)(0,5s+1)} = 0$$

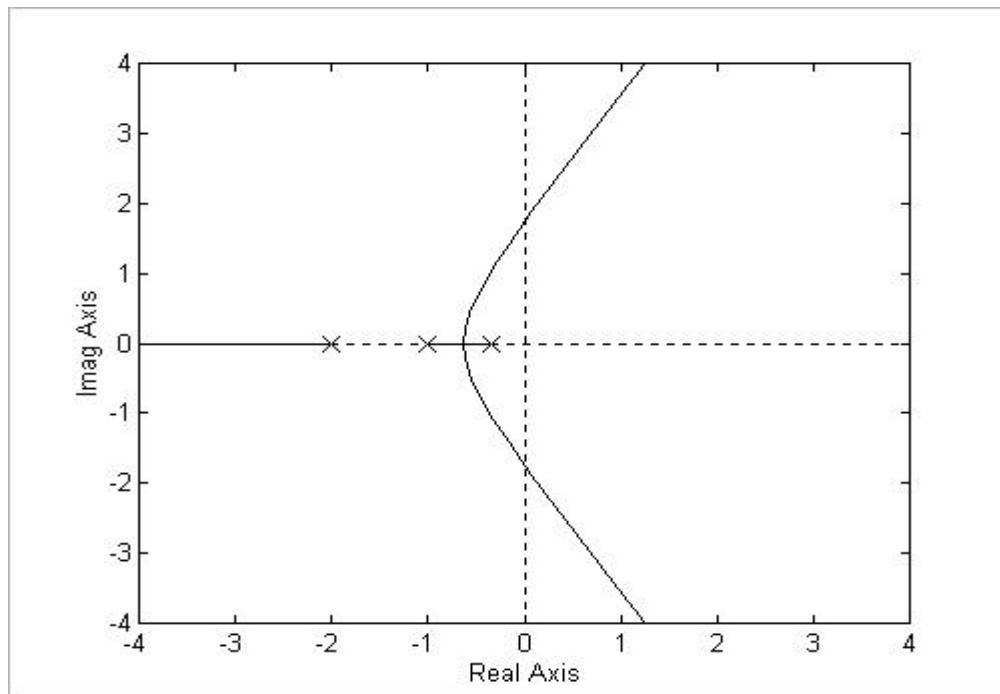
pole:  $-1/3, -1, -2$ ; n (jumlah pole) = 3

zero: tidak ada; m (jumlah zero) = 0

cara menggambar:

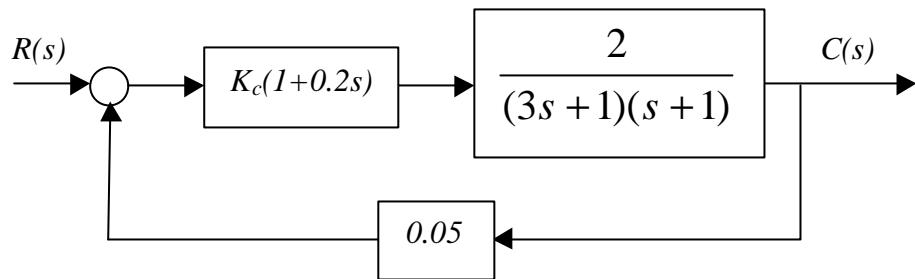
- Tandai pole dengan silang dan zero dengan lingkaran kecil.
- Cek daerah di sebelah kiri titik paling kiri: jika selisih antara tempat kedudukan, genap  $\Rightarrow$  bukan tempat kedudukan. Cek lagi daerah di sebelahj kanannya, dst.
- Untuk mencari titik potong dengan sumbu imajiner  $\Rightarrow$  direct susbtitution method
- Jika di antara 2 pole merupakan tempat kedudukan, maka ada *breakaway point*
- Jika di antara pole dan zero atau zero dan  $\infty$  merupakan tempat kedudukan  $\Rightarrow$  *breakin point*
- Jumlah pole  $\Rightarrow$  jumlah cabang (loci)
- Jumlah cabang menuju  $\infty$  = jumlah jumlah zero
- Garis selalu dari pole menuju zero atau  $\infty$

ambarnya:



Gambar 7.4 Root locus untuk Gambar 7.3 dengan Matlab

**Contoh 7.3:**



Gambar 7.5 Diagram blok untuk contoh 7.3

**Persamaan karakteristik :**

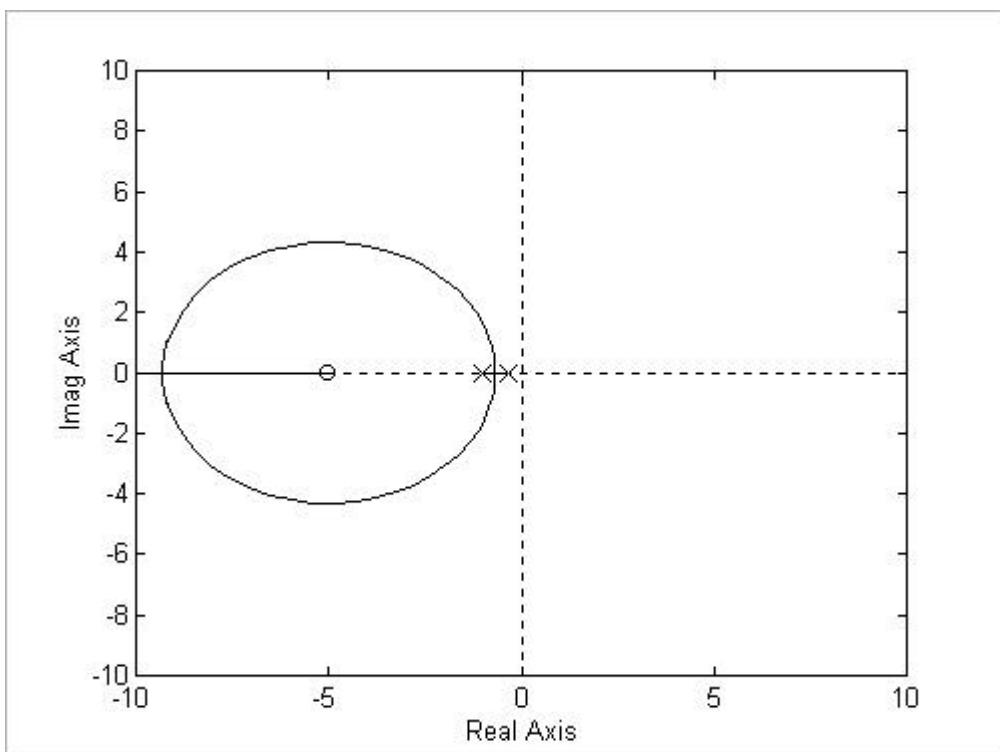
$$1 + \frac{K_c(1+0.2s)}{(3s+1)(s+1)} = 0$$

$$3s^2 + (4 + 0.2K_c)s + (1 + K_c) = 0$$

$$r_1, r_2 = \frac{-(4 + 0.2K_c) \pm \sqrt{4 - 10.4K_c + 0.04K_c^2}}{6}$$

$$\text{OLTF} = \frac{K_c(1+0.2s)}{(3s+1)(s+1)}$$

Pole:  $-1/3$  dan  $1 \rightarrow n = 2$ ; Zero:  $-5 \rightarrow m = 1$



Gambar 7.6 Root locus untuk Gambar 7.5 dengan Matlab

### • Aturan Penggambaran Root Locus

1. Pada real axis tempat kedudukan berada pada titik di mana pole dikurangi zero berharga ganjil untuk sebelah kanan titik.
2. Loci akar selalu berasal, untuk total gain  $\text{lup} = 0$ , pada pole OLTF.
3. Jumlah loci atau cabang sama dengan jumlah pole OLTF ( $n$ ).
4. Semakin naik total gain  $\text{lup}$ , loci atau cabang akan mendekati zero OLTF atau  $\infty$ .  
Jumlah loci menuju  $\infty$
5. Loci yang menuju  $\infty$  sepanjang garis asimtot. Semua garis asimtot harus melewati *center of gravity* (CG) dari pole dan zero OLTF.

$$CG = \frac{\sum_{j=1}^n p_j - \sum_{i=1}^m z_i}{n - m}$$

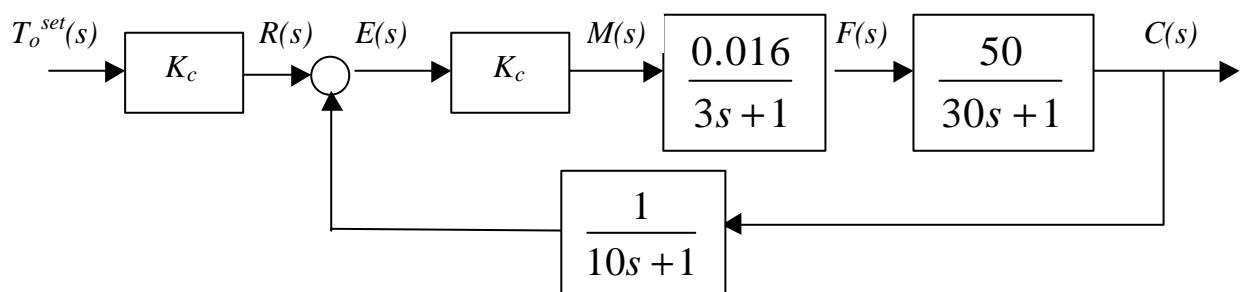
Asimtot membuat sudut dengan sumbu real:

$$f = \frac{180^\circ + (360^\circ)k}{n - m} \quad \text{dengan } k = 0, 1 \quad I$$

1. Titik-titik pada sumbu real di mana loci bertemu atau meninggalkan, atau masuk dari daerah kompleks pada bidang s, disebut *breakaway point*.

$$\sum_{i=1}^m \frac{1}{s - z_i} = \sum_{j=1}^n \frac{1}{s - p_j}$$

### Contoh 7.4



Gambar 7.7 Diagram blok untuk contoh 7.4

Persamaan karakteristik:  $1 + \frac{0,8K_c}{(10s+1)(30s+1)(3s+1)} = 0$

$$\text{OLTF} = \frac{2}{(3s+1)(s+1)}$$

$$OLTF = \frac{K'}{(s + \frac{1}{10})(s + \frac{1}{30})(s + \frac{1}{3})}$$

pole: -1/10, -1/30, dan 1/3  $\Rightarrow n = 3$

zero: tidak ada  $\Rightarrow m = 0$

$$K' = \frac{0,8K_c}{(10)(30)(3)} = 0,000888K_c$$

$$CG = \frac{\frac{-1}{10} - \frac{1}{30} - \frac{1}{3}}{3-0} = -0,155$$

$$f = \frac{180^0 + 360^0(0)}{3}, \quad \frac{180^0 + 360^0(1)}{3}, \quad \frac{180^0 + 360^0(2)}{3}$$

$$f = 60^0, 180^0, 300^0$$

Breakaway point:  $\frac{1}{s + \frac{1}{30}} + \frac{1}{s + \frac{1}{10}} + \frac{1}{s + \frac{1}{3}} = 0$

Dengan menyamakan penyebut  $\Rightarrow$  pers. kuadrat

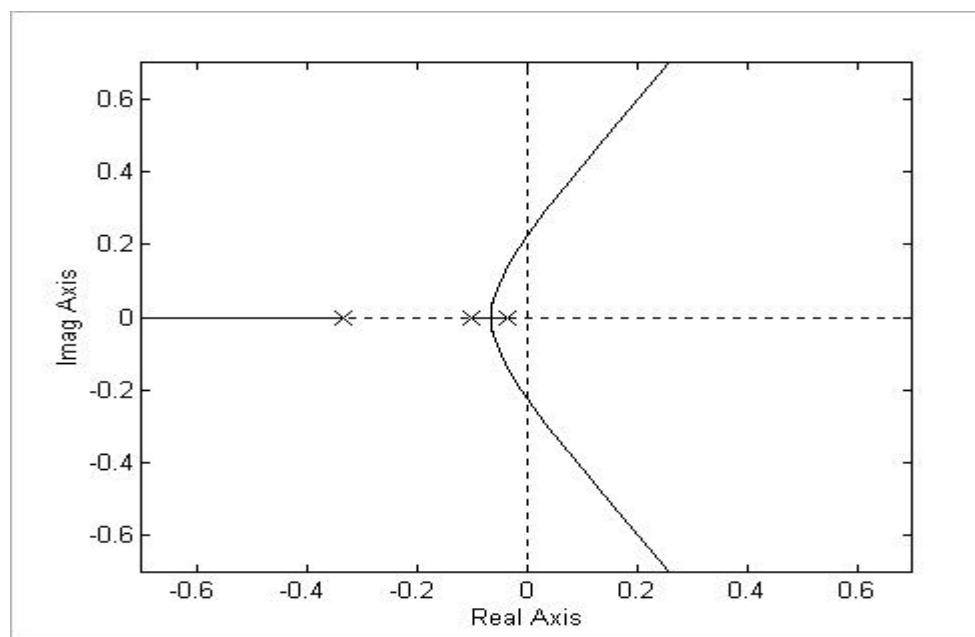
$s = -0,247$  (tidak mungkin, karena tidak di antara dua titik) dan

$s = -0,063$  (valid)

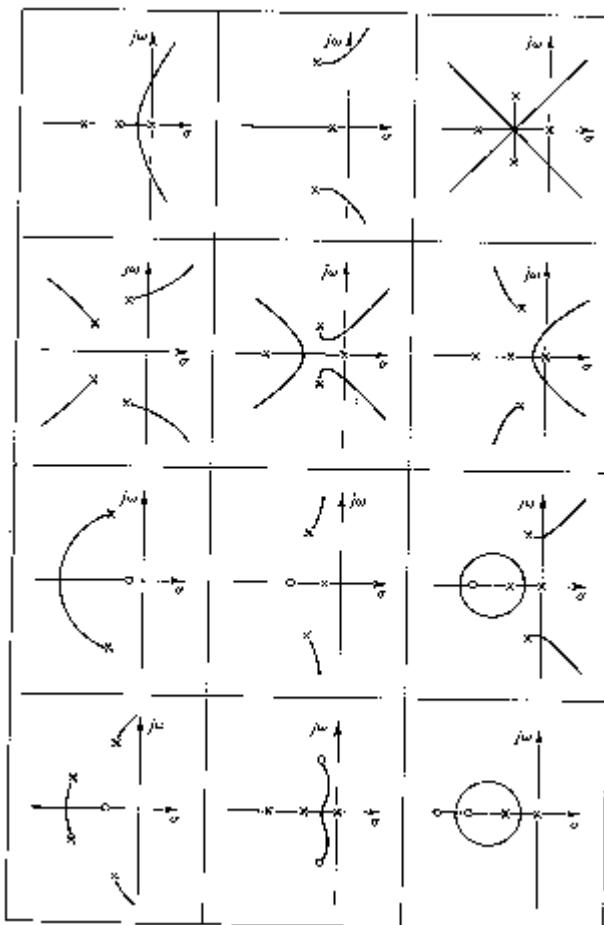
$$w_u = \pm 0,22$$

$$K_{cu} = 24$$

Gambarnya:

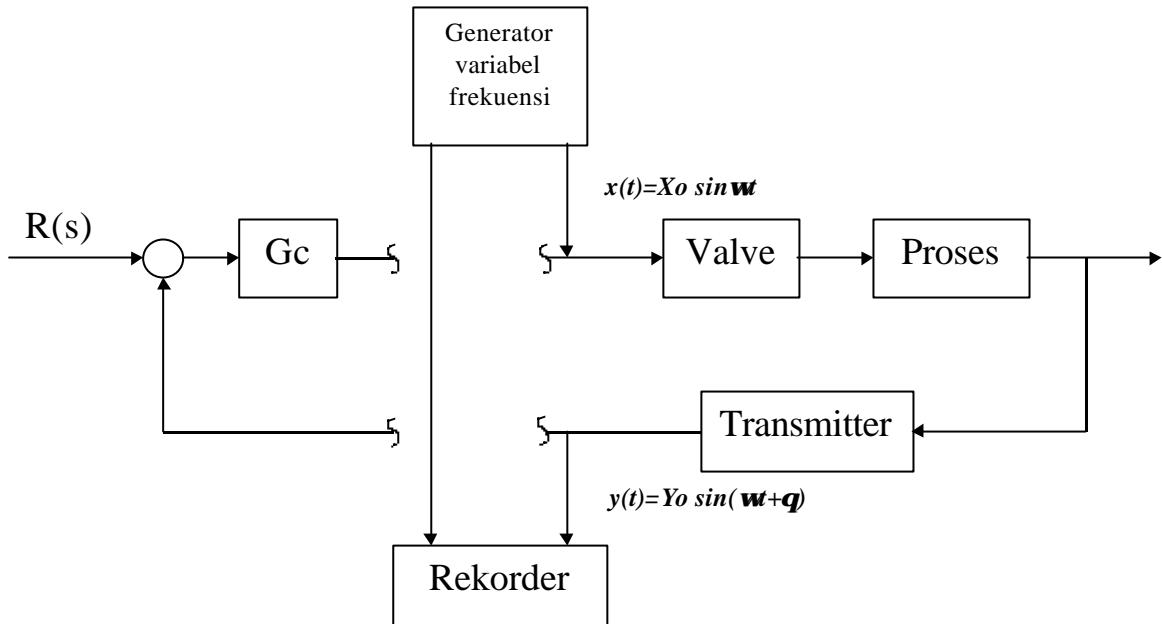


Gambar 7.8 Root locus untuk Gambar 7.7 dengan Matlab

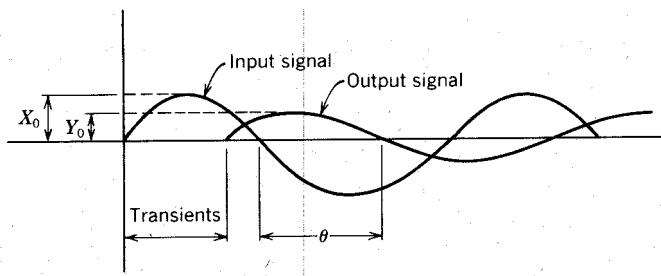


Tabel 7.9 Konfigurasi Pole-Zero

## 7.2 Teknik Respon Frekuensi (Bode Plots)



Gambar 7.9 Diagram blok generator variabel frekuensi dan rekorder



Gambar 7.10 Rekaman tes sinusiodal

Sistem orde-satu: 
$$G(s) = \frac{K}{ts + 1}$$

substitusikan  $s = i\omega$ : 
$$G(s) = \frac{K}{i\omega t + 1}$$

Dapat ditulis: 
$$G(i\omega) = \frac{G_1}{G_2} = \frac{K}{i\omega t + 1}$$

- Amplitudo ratio (AR) =  $\frac{\text{amplitudo sinyal keluaran}}{\text{amplitudo sinyal masukan}} = \frac{Yo}{Xo} = \frac{|G_1|}{|G_2|}$
- Magnitude ratio (MR) =  $\frac{AR}{K}$
- Sudut fasa ( $\theta$ ) =  $\tan^{-1}(-\omega\tau)$

Untuk *OLTF orde-satu* yang umum:

$$OLTF(s) = \frac{K \prod_{i=1}^m (\mathbf{t}_i s + 1) e^{-t_0 s}}{s^k \prod_{j=1}^n (\mathbf{t}_j s + 1)}, \quad \text{untuk } (n+k) > m$$

$$\text{substitusikan } s = i\mathbf{w}: OLT(i\mathbf{w}) = \frac{K \prod_{i=1}^m (i\mathbf{t}_i \mathbf{w} + 1) e^{-it_0 \mathbf{w}}}{(i\mathbf{w})^k \prod_{j=1}^n (i\mathbf{t}_j \mathbf{w} + 1)}$$

$$\text{maka: } AR = \frac{K \prod_{i=1}^m |i\mathbf{t}_i \mathbf{w} + 1|}{|(i\mathbf{w})^k \prod_{j=1}^n |i\mathbf{t}_j \mathbf{w} + 1|} \quad \text{atau } AR = \frac{K \prod_{i=1}^m [(i\mathbf{t}_i \mathbf{w})^2 + 1]^{\frac{1}{2}}}{\mathbf{w}^k \prod_{j=1}^n [(i\mathbf{t}_j \mathbf{w})^2 + 1]^{\frac{1}{2}}}$$

dan  $\mathbf{q} = \sum_{i=1}^m \tan^{-1}(\mathbf{t}_i \mathbf{w}) - t_0 \mathbf{w} \left( \frac{180^\circ}{\mathbf{p}} \right) - \sum_{j=1}^n \tan^{-1}(\mathbf{t}_j \mathbf{w}) - k(90^\circ)$

Untuk *OLTF orde-dua*:  $G(s) = \frac{K}{\mathbf{t}^2 s^2 + 2\mathbf{t}\mathbf{x}s + 1}$

$$G(i\mathbf{w}) = \frac{K}{-\mathbf{w}^2 \mathbf{t}^2 + i2\mathbf{t}\mathbf{x}\mathbf{w} + 1} = \frac{K}{(1 - \mathbf{w}^2 \mathbf{t}^2) + i2\mathbf{t}\mathbf{x}\mathbf{w}}$$

$$AR = \frac{K}{\sqrt{(1 - \mathbf{w}^2 \mathbf{t}^2)^2 + (2\mathbf{t}\mathbf{x}\mathbf{w})^2}}$$

$$\mathbf{q} = -\tan^{-1} \left( \frac{2\mathbf{t}\mathbf{x}\mathbf{w}}{1 - \mathbf{w}^2 \mathbf{t}^2} \right)$$

• **Bode Plot** : penggambaran grafik fungsi AR (MR) dan sudut fasa ( $\theta$ ) yang paling umum.

⇒ terdiri dari 2 grafik:

(1) log AR (or log MR) vs. log  $\omega$

(2)  $\theta$  vs. Log  $\omega$

⇒ beberapa panduan penggambaran Bode: untuk OLTF yang terdiri atas beberapa fungsi orde-satu, maka digambar terlebih dahulu masing-masing fungsi orde-satu tersebut secara terpisah, setelah itu baru dibuat gambar gabungannya dengan menjumlahkan slope (gradien)-nya

(1) Garis pada MR, masukkan:

$\omega = 0 \Rightarrow MR = 1 \Rightarrow \log MR = 0$  (garis horisontal atau slope-nya nol); untuk  $s^k$  slope-nya  $(-1)k$

$\omega = \infty \Rightarrow \log MR = \pm \log \tau \pm \log \omega \quad (\text{slope} = \pm 1)$

$\omega = \frac{1}{T}$  (*corner frequency/breakpoint frequency*) untuk titik potong garis pertama ( $\omega = 0$ )

dan garis kedua ( $\omega = \infty$ )

(2) Garis pada  $\theta$ , masukkan:

$\omega = 0$  didapatkan  $\theta = 0$

$\omega = \infty$  didapatkan  $\theta = \pm 90^\circ$

$\omega = \frac{1}{T}$  didapatkan  $\theta = \pm 45^\circ$

untuk  $s^k$  hanya ada satu sudut:  $\theta = -90^\circ$

untuk deadtime:  $\theta = (-57.3^\circ)\omega$

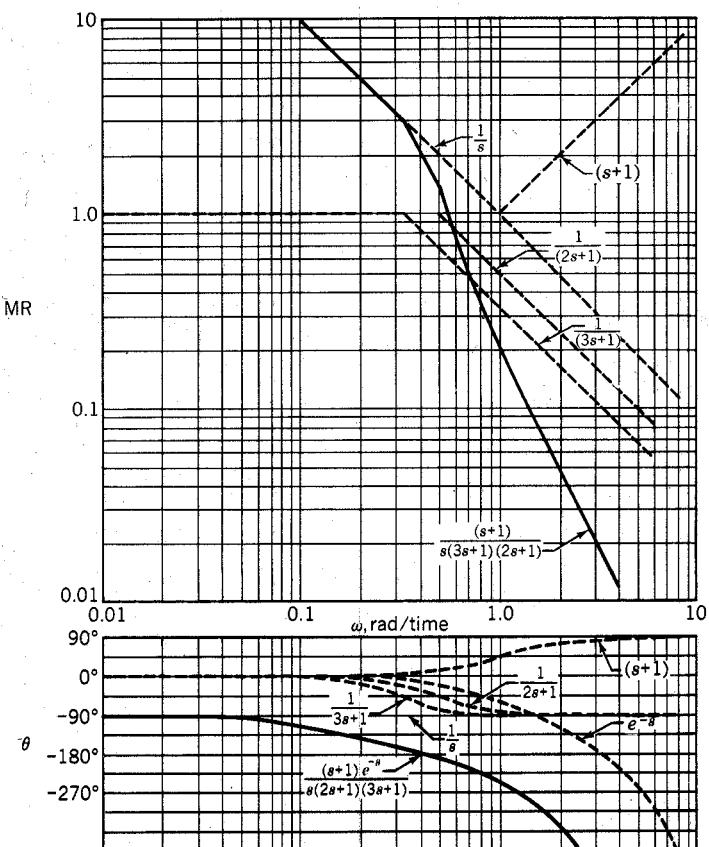
**Contoh:**

Gambar Bode untuk fungsi alih  $G(s) = \frac{K(s+1)e^{-s}}{s(2s+1)(3s+1)}$  adalah  $MR = \frac{\sqrt{w^2 + 1}}{w\sqrt{4w^2 + 1}\sqrt{9w^2 + 1}}$

$$\log MR = \log (\omega^2 + 1)^{1/2} - \log (\omega) - \log (4\omega^2 + 1)^{1/2} - \log (9\omega^2 + 1)^{1/2}$$

$$\text{dan } \theta = \tan^{-1}(\omega) - (180^\circ/\pi)\omega - 90^\circ - \tan^{-1}(2\omega) - \tan^{-1}(3\omega)$$

Gambar Bode-nya adalah:



Gambar 7.11 Gambar Bode untuk contoh di atas

Untuk fungsi alih yang umum:

$$G(s) = \frac{K(a_m s^m + a_{m-1} s^{m-1} + \dots + 1)}{s^k (a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + 1)}, \quad (n+k) > m$$

$\Rightarrow$  slope asimtot frekuensi rendah:

$$\text{slope AR (MR)} \Big|_{w \rightarrow 0} \rightarrow (-1)k$$

$$\text{dan sudutnya: } \mathbf{q} \Big|_{w \rightarrow 0} \rightarrow (-90^\circ)k$$

$\Rightarrow$  slope asimtot frekuensi tinggi:

$$\text{slope AR (MR)} \Big|_{w \rightarrow \infty} \rightarrow (n+k-m)(-1)$$

$$\text{dan sudutnya: } \mathbf{q} \Big|_{w \rightarrow \infty} \rightarrow (n+k-m)(-90^\circ)$$

Sistem yang mengikuti slope dan sudut seperti aturan di atas disebut *sistem fasa minimal (minimal phase systems)*. Ada 3 pengecualian (disebut *sistem fasa nonminimal*):

1. Sistem dengan deadtime:  $G(s) = e^{-t_0 s}$

2. Sistem yang menunjukkan respon kebalikan (zero-nya positif):  $G(s) = (1-t_1 s)/(1+t_2 s)$

3. Sistem tak-stabil lup terbuka (pole-nya positif), seperti reaktor eksotermik:

$$G(s) = 1/(1-ts)$$

### • Kreiteria Kestabilan Respon Frekuensi

Agar sistem kontrol stabil maka ratio amplitudo (AR) harus lebih kecil dari 1 (satu) pada sudut fasa  $-180^\circ$  ( $-\pi$  radian).  $K_{cu}$  terjadi bila  $AR = 1$  pada  $\theta = -180^\circ$

Pada contoh di atas:

$$\theta = -180^\circ \Leftrightarrow MR = 2 \ (\omega = 0.4 \text{ rad/s})$$

$$MR = AR/K \Leftrightarrow K = AR/MR$$

$$AR = 1 \Leftrightarrow K_{cu}$$

Sistem akan stabil bila  $K_c$  lebih kecil dari