

SERVOMECANISMO – 2023.2
EXERCÍCIOS AVALIATIVOS 3
RESOLUÇÃO
Prof. Carlos Alexandre Barros de Mello, CIn/UFPE

Questões:

1.

$$G(s) = \frac{s+8}{s(s+1)(s+2)(s+20)}.$$

$$Kp = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)$$

$$Kv = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)$$

$$Ka = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 G(s)$$

$$e_{\text{degrau}}(\infty) = 1/(1 + Kp)$$

$$e_{\text{rampa}}(\infty) = 1/Kv$$

$$e_{\text{parábola}}(\infty) = 1/Ka$$

a)

$$Kp \rightarrow \infty$$

$$Kv = 8/40 = 0,2$$

$$Ka = 0$$

Sistema do Tipo 1.

b)

$$e_{\text{degrau}} = 0$$

$$e_{\text{rampa}} = 1/0,2 = 5$$

$$e_{\text{parábola}} \rightarrow \infty$$

2.

a) Os segmentos no eixo real são entre 0 e -1 e de -2 a infinito.

Quanto às assíntotas:

$$\sigma_a = [(0 - 1 - 2)]/(3 - 0) = -1$$

$$\theta_a = (2k + 1)\pi/(3 - 0) = (2k + 1)\pi/3 \Rightarrow \pi/3, \pi, 5\pi/3$$

b) Cruzamento com o eixo imaginário:

Denominador de $T(s) = s^3 + 3s^2 + 2s + K$

Pela Tabela de Routh:

s^3	1	2
s^2	3	K
s^1	$-\frac{\begin{vmatrix} 1 & 2 \\ 3 & K \end{vmatrix}}{3} = (6-K)/3$	$-\frac{\begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 3 & 0 \end{vmatrix}}{3} = 0$
s^0		

Precisamos verificar se alguma linha de expoente ímpar em s pode ser zerada por algum valor de K . No caso, temos a linha s^1 :

$$(6 - K)/3 = 0 \Rightarrow K = 6$$

Com esse valor, voltamos à linha anterior e criamos o polinômio:

$$3s^2 + K = 3s^2 + 6 = 0 \Rightarrow s = \pm j\sqrt{2}$$

Logo, o ponto de cruzamento com o eixo imaginário está em $\pm j\sqrt{2}$, com $K = 6$.

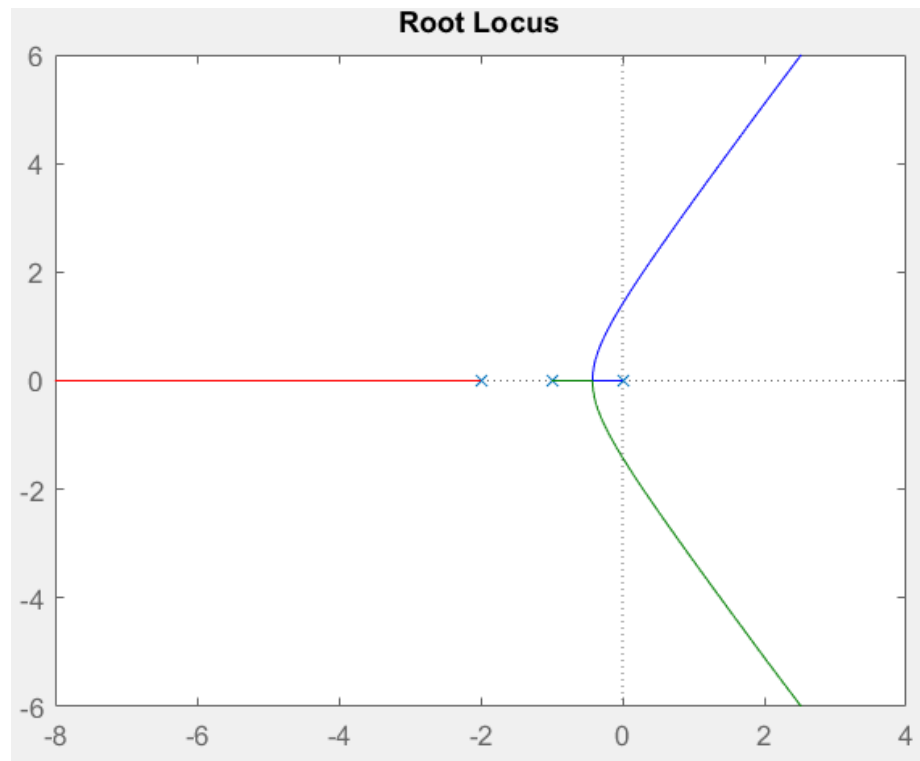
c) Ponto de entrada ou saída:

$$K = -1/GH = -s(s + 1)(s + 2) = -(s^3 + 3s^2 + 2s)$$

$$dK/dS = 0 \Rightarrow 3s^2 + 6s + 2 = 0$$

Cujas soluções são -1,58 e -0,42. Como -1,58 está fora do lugar das raízes e -0,42 está entre dois polos, -0,42 é ponto de saída.

Esboço do lugar das raízes (fiz no MatLab apenas para facilitar a visualização de vocês na resolução):



3. O compensador deve ser do tipo de **avanço e atraso de fase** porque:

a) **O erro de estado estacionário deve diminuir em $1/4$:** esse primeiro ponto só pode ser atendido por um compensador de **atraso de fase**. O compensador PI trata o erro, mudando de tipo de sistema. Para mudanças percentuais no erro, tem que ser o de atraso de fase.

b) **O tempo de acomodação deve ser $1/3$ do tempo de acomodação do sistema não compensado:** O fato do erro ser tratado por um compensador de atraso de fase implica que o compensador para tratar da resposta em transiente será o de **avanço de fase**, que é responsável por ajustes na resposta em transiente.

4.

	Não Compensado	Compensado
Planta e compensador	$\frac{K}{(s+1)(s+2)(s+10)}$	$\frac{K(s+0,9)}{s(s+1)(s+2)(s+10)}$
Polos dominantes	$-1,2 \pm j2$	$-0,9 \pm j1,5$
Ganho (K) no polo dominante	42	30
ξ	0,5	0,5
ω_n (no polo dominante)	2,4	1,8
%OS	15,7%	15,7%
T_s	3,33 seg	5 seg
T_p	1,57 seg	2,1 seg
K_p	2,1	∞
K_v	0	1,35
$\text{erro}_{\text{degrau}}(\infty)$	0,19	0
$\text{erro}_{\text{rampa}}(\infty)$	∞	0,74

1) Os polos dominantes são da forma: $-\xi\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\xi^2}$.

Assim, para o sistema não compensado, temos: $\xi\omega_n = 1,2 \Rightarrow \omega_n = 2,4 \text{ rad/s}$

Para o sistema compensado: $\xi\omega_n = 0,9 \Rightarrow \omega_n = 1,8 \text{ rad/s}$

2) %OS é dependente apenas de ξ ; como ele não mudou, ela permanece igual. Ou seja, bastava repetir o valor.

3) $T_s = 4/\xi\omega_n$ ou $T_s = 4/\text{parte real}$.

Assim, para o sistema não compensado, $T_s = 4/1,2 = 3,33 \text{ seg}$.

Para o sistema compensado, $T_s = 4/0,8 = 5 \text{ seg}$.

4) $T_p = \pi/\text{parte imaginária}$.

Assim, para o sistema não compensado, $T_p = \pi/2 = 1,57 \text{ seg}$.

Para o sistema compensado, $T_p = \pi/1,5 = 2,1 \text{ seg}$.

5) $K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)$

Observando que o ganho é 42, para o sistema não compensado e 30 para o sistema compensado.

Assim, $K_p = 42/(1.2.10) = 2,1$, para o sistema não compensado.

E $K_p = 30.0,9/(0.1.2.10) = \infty$, para o sistema compensado.

6) $K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)$

Observando que o ganho é 42, para o sistema não compensado e 30 para o sistema compensado.

Assim, $K_v = 0.42/(1.2.10) = 0$, para o sistema não compensado.

E $K_v = 30.0,9/(1.2.10) = 1,35$, para o sistema compensado.

7) $\text{erro}_{\text{degrau}}(\infty) = 1/(1 + K_p) = 1/(1 + 2,1) = 0,19$, para o sistema não compensado.

$\text{erro}_{\text{degrau}}(\infty) = 1/(1 + K_p) = 1/(1 + \infty) = 0$, para o sistema compensado.

8) $\text{erro}_{\text{rampa}}(\infty) = 1/K_v = 1/0 = \infty$, para o sistema não compensado.

$\text{erro}_{\text{rampa}}(\infty) = 1/K_v = 1/1,35 = 0,74$, para o sistema compensado.

Complementando a questão, foi usado um compensador PI (**Proporcional mais Integral**) com um polo na origem e um zero em -0,9. O compensador PI serve para melhoria de erro de estado estacionário. Assim, o erro para entrada degrau foi para zero, o sistema passando de Tipo 0 para Tipo 1. Ele afeta outras características do sistema, mas sua função é essa apenas: mudar o sistema quanto ao erro de estado estacionário. O compensador PI é definido para provocar poucas mudanças no lugar das raízes. Isso pode ser percebido pela mudança pequena que ocorreu no polo dominante.