

EM707 - Controle de Sistemas Mecânicos - Segunda Prova - 26/09/2007

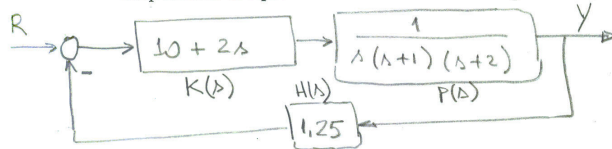
Nome: Gabarito

RA:

Turma:

1. Um sistema  $P(s) = \frac{1}{s(s+1)(s+2)}$  será controlado por um controlador proporcional-derivativo com constantes proporcional e derivativa de 10 e 2 respectivamente. Este sistema possui um ganho 1.25 no ramo de realimentação devido a um fator de correção na instrumentação.

- (a) (valor 1.0) Determine as margens de ganho e de fase do sistema controlado e as respectivas frequências de cruzamento de ganho e de fase.



$$L(s) = (10 + 2s) \cdot \frac{1}{s(s+1)(s+2)} \cdot 1.25 = \frac{2.5s + 12.5}{s^3 + 3s^2 + 2s}$$

margin(L(s)) ⇒

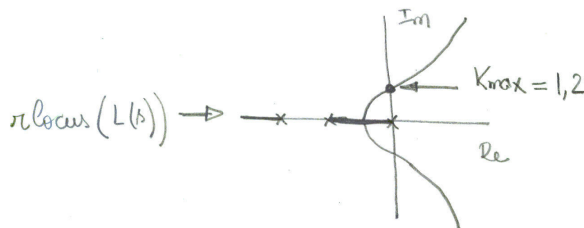
$$G_m = 1.59 \text{ dB}$$

$$\omega_{cg} = 2.07 \text{ rad/s}$$

$$P_m = 2.47^\circ$$

$$\omega_{cf} = 2.24 \text{ rad/s}$$

- (b) (valor 1.5) Determine o maior ganho proporcional que multiplica a planta  $P(s)$  para o limiar da estabilidade através do gráfico do lugar das raízes. Este valor é compatível com a respectiva margem de ganho?



$$K_{max} = 20 \log 1.2 = 1.58 \text{ dB}$$

⇓

sim, compatível!

- (c) (valor 1.0) Considerando agora uma entrada de forma senoidal de frequência de 2 rad/s, determine a resposta de regime do sistema de malha fechada através do respectivo diagrama de Bode.

$$T(s) = \frac{K(s)P(s)}{1 + K(s)P(s)H(s)} = \frac{2s + 10}{s^3 + 3s^2 + 4.5s + 12.5} \leftarrow \text{feedback}(K \cdot P, H)$$

$$\text{bode}(T(s)) \rightarrow \text{para } \omega = 2 \text{ rad/s} \Rightarrow RA = 20 \text{ dB} = 10$$

$$\phi = -45.2^\circ$$

$$\therefore \text{A resposta de regime será: } 10 \times \sin(2t - 45.2^\circ)$$

0.79

- (d) (valor 1.5) Determine, através do teorema do valor final, o erro estacionário da malha fechada (diferença entre a saída  $y(t)$  e a entrada  $r(t)$ ) se a entrada for um degrau-unitário.

$$\begin{aligned}
 e_{est} &= \lim_{t \rightarrow \infty} r(t) - y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s [R(s) - Y(s)] = \\
 &= \lim_{s \rightarrow 0} s \left[ \frac{1}{s} - \underbrace{\frac{2s+10}{s^3+3s^2+4,5s+12,5}}_{T(s)} \cdot \underbrace{\frac{1}{s}}_{R(s)} \right] = \\
 &= \lim_{s \rightarrow 0} \left[ 1 - \frac{2s+10}{s^3+3s^2+4,5s+12,5} \right] = 1 - \frac{10}{12,5} = 0,2 //
 \end{aligned}$$

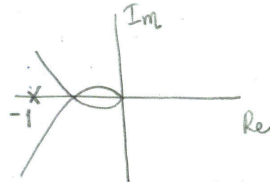
$$e_{est} = 0,2$$

- (e) (valor 1.0) Analise a estabilidade do sistema de malha fechada através do critério de Nyquist e discuta o resultado em termos dos pólos da malha fechada.

$$\begin{aligned}
 Z &= p + n \\
 &\left. \begin{aligned} &\hookrightarrow n^\circ \text{ envoltamentos} \\ &\hookrightarrow n^\circ \text{ pólos no semiplano direito} \end{aligned} \right\} L(s)
 \end{aligned}$$

pólos de  $L(s) \rightarrow [0; -2; -1] \Rightarrow p = 0$

nyquist ( $L(s)$ ):



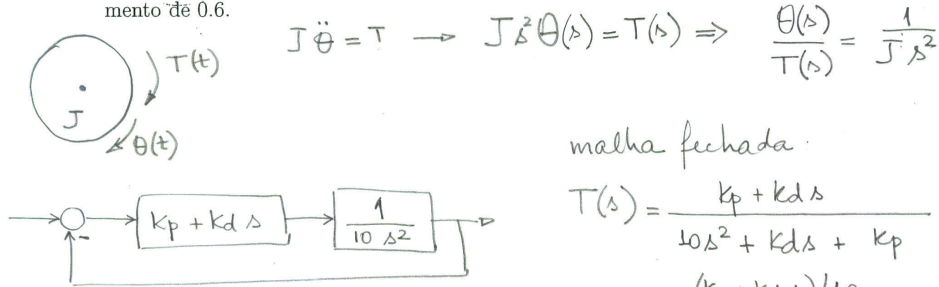
$n = 0$  (não há envoltamentos do ponto  $-1$ )

$Z = 0 + 0 = 0 \Rightarrow$  estável (não há pólos de  $T(s)$  no semiplano direito)

pólos  $T(s) \rightarrow [-2,92; -0,0383 \pm j 2,0675]$  (pólos no semiplano esquerdo  $\Rightarrow$  OK!)

2. Um disco de inércia  $J = 10$  deverá ser controlado através da aplicação de um torque  $T(t)$ . Para isso será empregado um controlador PD em realimentação unitária.

- (a) (valor 1.5) Determine a função de transferência do controlador de forma que o sistema controlado oscile com uma frequência de  $5 \text{ rad/s}$  e apresente um fator de amortecimento de  $0.6$ .



malha fechada:

$$T(s) = \frac{K_p + K_d s}{10 s^2 + K_d s + K_p} = \frac{(K_p + K_d s)/10}{s^2 + \frac{K_d}{10} s + \frac{K_p}{10}}$$

$$\omega_d = 5 = \omega_n \sqrt{1 - 0.6^2} \Rightarrow \omega_n = 6.25$$

$$\frac{K_p}{10} = \omega_n^2 = 6.25^2 \Rightarrow K_p = 390.6$$

$$\frac{K_d}{10} = 2 \xi \omega_n = 2 \times 0.6 \times 6.25 \Rightarrow K_d = 75$$

Controlador:  $K(s) = 390.6 + 75s$

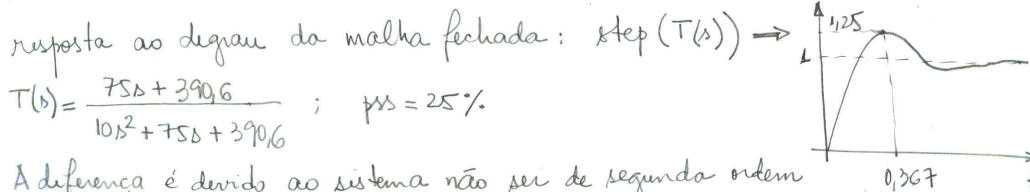
- (b) (valor 1.0) Determine o sobressinal esperado em função dos requisitos de projeto e verifique, através da resposta ao degrau unitário, se este valor foi obtido com o uso do controlador. Se não foi, apresente a justificativa para isso.

$$\xi = \frac{\ln(100/pss)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(100/pss)}}; \quad x = \ln\left(\frac{100}{pss}\right); \quad \xi \cdot \sqrt{\pi^2 + x^2} = x \Rightarrow \xi^2(\pi^2 + x^2) = x^2 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \xi^2 \pi^2 + \xi^2 x^2 = x^2 \Rightarrow x^2(1 - \xi^2) = \xi^2 \pi^2 \Rightarrow x = \frac{\pi \xi}{\sqrt{1 - \xi^2}} = \ln\left(\frac{100}{pss}\right) \Rightarrow$$

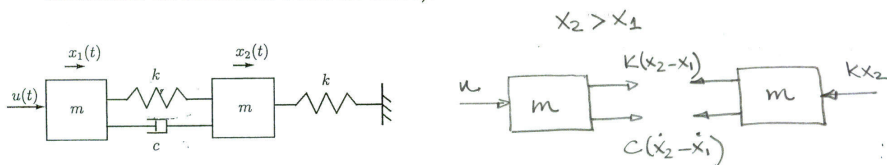
$$e^{\left[\frac{\pi \xi}{\sqrt{1 - \xi^2}}\right]} = \frac{100}{pss} \Rightarrow pss = 100 e^{-\pi \xi / \sqrt{1 - \xi^2}}$$

para  $\xi = 0.6 \Rightarrow pss = 100 e^{-\pi \times 0.6 / \sqrt{1 - 0.6^2}} = 100 e^{-2.356} = 9.48\%$



A diferença é devido ao sistema não ser de segunda ordem na forma padrão (possui um zero)

3. (valor 1.5) Determine a função de transferência entre a força de entrada  $u(t)$  e a saída em aceleração  $y(t) = \ddot{x}_2(t)$  do sistema massa-mola-amortecedor da figura (somente existe movimento na horizontal e não há atrito).



$$m\ddot{x}_1 = K(x_2 - x_1) + c(\dot{x}_2 - \dot{x}_1) + u \Rightarrow m\delta^2 X_1 = KX_2 - KX_1 + c\delta X_2 - c\delta X_1 + U \Rightarrow$$

$$\Rightarrow (m\delta^2 + c\delta + K)X_1 = (c\delta + K)X_2 + U \Rightarrow X_1 = \frac{(c\delta + K)X_2 + U}{m\delta^2 + c\delta + K}$$

$$m\ddot{x}_2 = -K(x_2 - x_1) - c(\dot{x}_2 - \dot{x}_1) - Kx_2 \Rightarrow m\delta^2 X_2 = -KX_2 + KX_1 - c\delta X_2 + c\delta X_1 - KX_2 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow (m\delta^2 + c\delta + 2K)X_2 = (c\delta + K)X_1 = (c\delta + K) \left[ \frac{(c\delta + K)X_2 + U}{m\delta^2 + c\delta + K} \right] \Rightarrow$$

$$\Rightarrow (m\delta^2 + c\delta + 2K)(m\delta^2 + c\delta + K)X_2 = (c\delta + K)^2 X_2 + (c\delta + K)U \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \left[ (m\delta^2 + c\delta + 2K)(m\delta^2 + c\delta + K) - (c\delta + K)^2 \right] X_2 = (c\delta + K)U$$

$$y = \ddot{x}_2 \Rightarrow Y = \delta^2 X_2 \Rightarrow X_2 = \frac{Y}{\delta^2}$$

$$\left[ (m\delta^2 + c\delta + 2K)(m\delta^2 + c\delta + K) - (c\delta + K)^2 \right] \frac{Y}{\delta^2} = (c\delta + K)U$$

$$\boxed{\frac{Y}{U} = \frac{\delta^2 (c\delta + K)}{\left[ (m\delta^2 + c\delta + 2K)(m\delta^2 + c\delta + K) - (c\delta + K)^2 \right]}}$$

Algumas fórmulas:

$pss = 100 \frac{y_p - \gamma}{\gamma}$

$\mathcal{L}[\delta(t)] = 1$

$\mathcal{L}\left[\frac{d^n f(t)}{dt^n}\right] = s^n F(s) - \sum_{i=0}^{n-1} s^{n-i-1} \left(\frac{d^i f}{dt^i}\Big|_{t=0}\right)$

$t_{e5\%} \approx 3.2\tau = \frac{3.2}{\xi w_n}$

$\mathcal{L}[f(t-T)u(t-T)] = e^{-sT}F(s)$

$\mathcal{L}[f(t) * g(t)] = F(s)G(s)$

$\xi = \frac{\ln \frac{100}{pss}}{\sqrt{\pi^2 + \left(\ln \frac{100}{pss}\right)^2}}$

$e_v(t) = \gamma \left(1 \pm \frac{e^{-\xi w_n t}}{\sqrt{1-\xi^2}}\right)$

$t_{e2\%} \approx 4\tau = \frac{4}{\xi w_n}$

$\delta_l = \ln \frac{y_1}{y_2} = \frac{2\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}$

$\mathcal{L}[u(t)] = \frac{1}{s}$

$\mathcal{L}[tu(t)] = \frac{1}{s^2}$

$\mathcal{L}[sen(wt)] = \frac{w}{s^2 + w^2}$

$G(s) = \frac{\gamma w_n^2}{s^2 + 2\xi w_n s + w_n^2}$

$J = \int r^2 dm$

$G(s) = \frac{\gamma}{\tau s + 1}$

$w_d = w_n \sqrt{1 - \xi^2}$

$w_r = w_n \sqrt{1 - 2\xi^2}$

$z = p + n$

Tipo de $G(s)$	Degrau	Rampa	Parábola
0	$\frac{1}{1+k_{pos}}$	$\infty$	$\infty$
1	0	$\frac{1}{k_{vel}}$	$\infty$
2	0	0	$\frac{1}{k_{acel}}$