

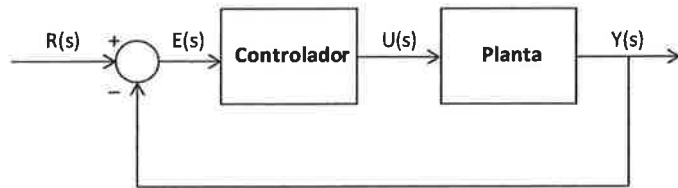
## PROVA 2 - PMR2360: Controle e Automação I – 01/12/2015

Prof. Eduardo Aoun Tannuri

Nome: \_\_\_\_\_ No. USP: \_\_\_\_\_

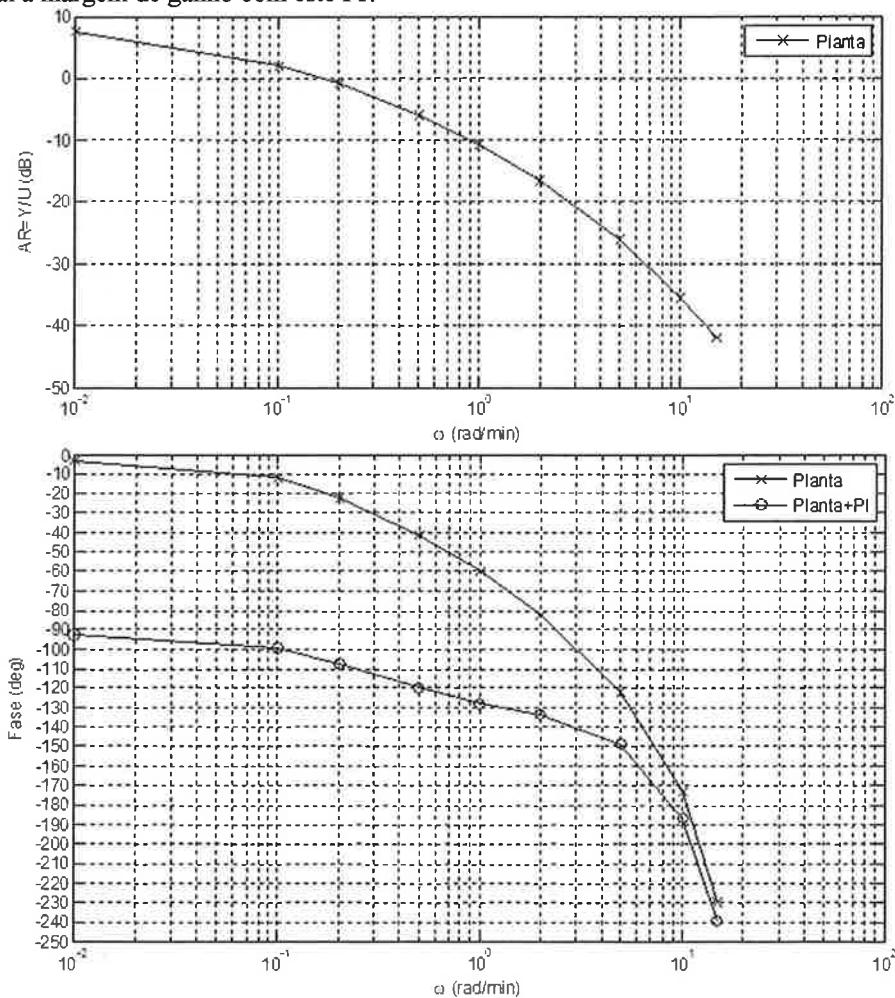
1) (3,0 pontos) A resposta em frequência de um sistema foi obtida experimentalmente, através da excitação senoidal diretamente na entrada da planta  $U(s)$ , e a medição da resposta da mesma  $Y(s)$ , sob várias frequências. O resultado é dado na tabela abaixo.

$\omega$ (rad/min)	AR (Ganho)	FI (Fase - deg)
0.01	2.4	-3
0.1	1.25	-12
0.2	0.9	-22
0.5	0.5	-41
1	0.29	-60
2	0.15	-82
5	0.05	-122
10	0.017	-173
15	0.008	-230

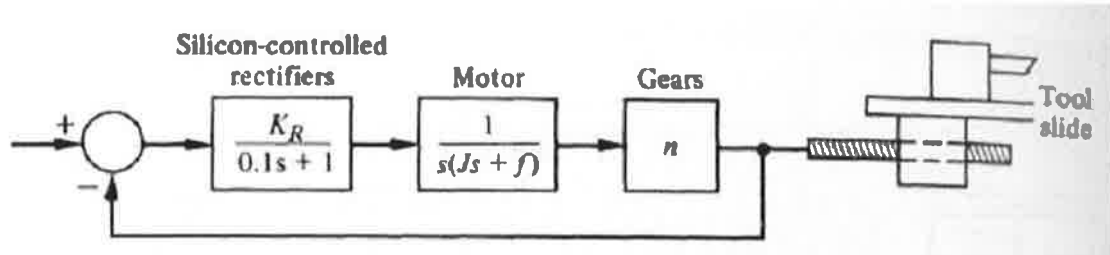


a) Utilizando-se um controlador PI na forma  $G_c(s) = K_c(1 + \frac{1}{T_i s})$  com  $T_i = 0.4 \text{ min}$ , obtenha o valor do ganho  $K_c$  para que a margem de fase seja de  $45^\circ$ . Para facilitar sua solução, apresentam-se na figura abaixo os gráficos de Ganho (da Planta) e de Fase (da Planta e da Planta+PI). Justifique detalhadamente sua resposta.

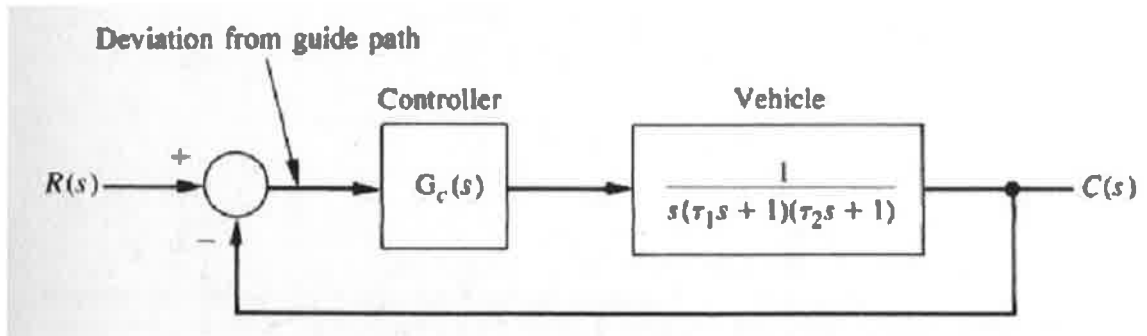
b) Qual a margem de ganho com este PI?



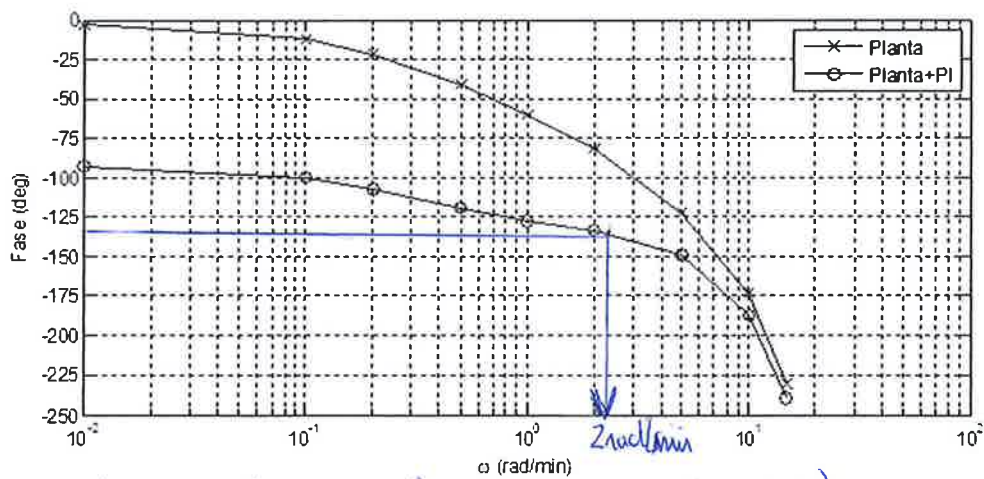
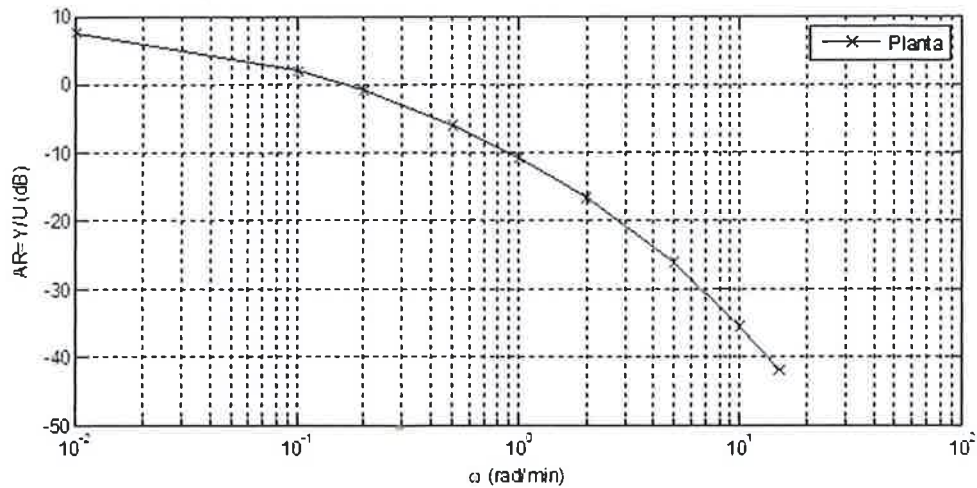
2) (3,5 pontos) Uma máquina de comando numérico demanda uma precisão para acompanhamento de referência em rampa de 3% e uma margem de fase de  $35^\circ$ . A taxa de redução da caixa de engrenagens é  $n=0,1$ , o momento de inércia das partes girantes é  $J=10^{-3}$  e o atrito é  $f=10^{-2}$ . O ganho dos retificadores é  $K_R=5$ . Projete um controlador por atraso de fase a ser colocado em série ao retificador para atender aos requisitos. O formato do controlador é  $G_c(s) = K_c \frac{\tau s + 1}{\beta \tau s + 1}$ .



3) (3,5 pontos) O modelo dinâmico de um veículo guiado automático (AGV) que segue uma trilha demarcada no solo, e a malha de controle associada, são apresentadas na figura abaixo, onde  $\tau_1 = 40ms$  e  $\tau_2 = 0,1ms$ . Projete um controlador de avanço de fase  $G_c(s) = K_c \frac{\tau s + 1}{\alpha \tau s + 1}$  que garanta  $K_v = 100$  e margem de fase de  $45^\circ$ . (Dica: verifique a possibilidade de simplificar o modelo do veículo para o projeto, com uma justificativa).



# Gabanto Q1)



$$a) PI = G_c = K_c \left( 1 + \frac{1}{0.4s} \right) = K_c \left( \frac{0.4s + 1}{0.4s} \right) = K_c \left( \frac{s + 2.5}{s} \right)$$

$$p/\phi = -135^\circ (MF = 45^\circ) \Rightarrow \omega_c \approx 2 \text{ rad/min (do gráfico)}$$

marco fixo  $\omega_c = 2 \text{ rad/min}$  o ganho de  $G_c$  deve ser igual a 1 (0dB)

$$\Rightarrow \left| K_c \cdot \frac{s + 2.5}{s} \cdot G(2j) \right| = 1 \Rightarrow \boxed{K_c = 4.4}$$

$\hookrightarrow \approx -17 \text{ dB do gráfico}$

$$b) \phi = -180^\circ \text{ p/ } \omega_1 \approx 9 \text{ rad/min (do gráfico)}$$

$$|G(9j)| \approx -35 \text{ dB} = 1.77 \cdot 10^{-2}$$

$$\Rightarrow \left| 4.4 \times \frac{j \times 9 + 2.5}{j \times 9} \cdot 1.77 \cdot 10^{-2} \right| = 8.12 \cdot 10^{-2} \Rightarrow GM = \frac{1}{8.12 \cdot 10^{-2}} = 12.3 = \underline{\underline{22 \text{ dB}}}$$

Gulharis Q2)

$$G(s) = \frac{5}{0,1s+1} \cdot \frac{1}{s(10^{-3}s+10^{-2})} \cdot 0,1 = \frac{5000}{s(s+10)^2}$$

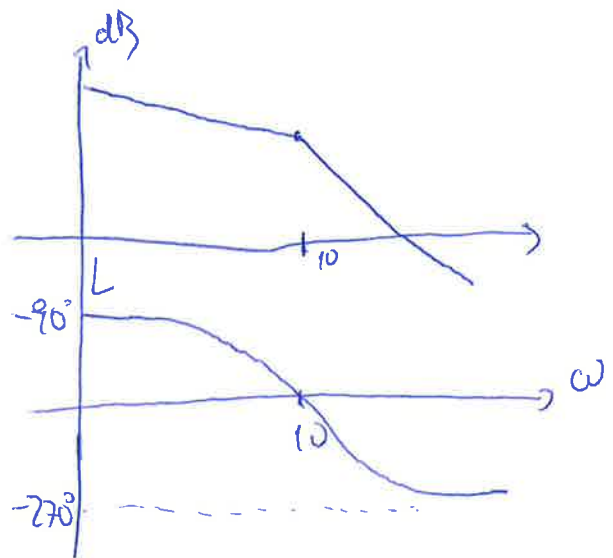
erro relativa:  $K_v > \frac{1}{0,03} = 33$

$$\Rightarrow \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot G(s) \cdot K_c = 50 \times K_c = 33 \Rightarrow \underline{K_c = 0,66}$$

Bode Sist. não compensado  $G \times K_c$

na fase =  $-140^\circ$  o ganho de 6.66  $K_c$  deriva por 1

$$\begin{matrix} -180^\circ + 35^\circ + 5^\circ \\ \uparrow \\ \text{folga} \end{matrix}$$



ganho atual de  $G \times 0,66$  p/w =  $\omega_c$

$$\left| \frac{5000}{4,66j(4,66j+10)^2} \times 0,66 \right| = 5,8$$

↓

$$\beta = 5,8$$

$$T \Rightarrow \frac{1}{T} = \frac{1}{10} \times 4,66 \Rightarrow T = 2,1$$

↓

$$G_c = \frac{2,1s+1}{2,1 \times 5,8s+1}$$

$$K_c = 0,66$$

$$\Rightarrow -90^\circ - 2 \times \arctan\left(\frac{\omega_c}{10}\right) = -140^\circ$$

$$-\arctan\left(\frac{\omega_c}{10}\right) = 25^\circ \Rightarrow \omega_c = 4,66 \text{ rad/s}$$

Q3)  $K_c = 100$  (zero position)

$$G_c \times K_c = \frac{100}{s(0,04s+1)(0,0001s+1)}$$

PM actual

$$\omega_c \rightarrow |G \times K_c| = 1$$

$$|j\omega (0,04j\omega+1)(0,0001j\omega+1)| = 100$$

supondo  $\omega_c \ll 10000 \text{ rad/s}$

$\Downarrow$   
simplifica e aproxima  $|j\omega (0,04j\omega+1)| = 100$   
 $\rightarrow \omega_c = 47 \text{ rad/s}$

$$\left| \frac{100}{j \cdot 47 (j \cdot 47 \cdot 0,04 + 1)} \right| = -90 - \alpha \tan(47 \cdot 0,04) = 152^\circ \Rightarrow \text{PM actual} = 28^\circ$$

Laço em malha fechada =  
 $17^\circ + 5^\circ = 22^\circ$   
polym

$$\Rightarrow \tan 22^\circ = \frac{1-L}{1+L} \Rightarrow L = 0,46$$

Novo  $\omega_c$  (desenho dos assintotos logarítmicos)

$$\left| \frac{100}{j\omega_c (j\omega_c \cdot 0,04 + 1)} \right| = \sqrt{2} \Rightarrow \omega_c \approx 55 \text{ rad/s}$$

$$\Downarrow \quad \frac{1}{\sqrt{2} \times T} = 55 \Rightarrow T = 0,027 \Rightarrow G_c = \frac{0,027s+1}{0,027 \times 0,46 s+1}$$

