



Universidade Federal do Espírito Santo – UFES
Departamento de Engenharia Elétrica
Segunda Prova de Controle Automático II – 27/05/2010

Aluno: *Aldemar Rodrigues de Oliveira Junior*

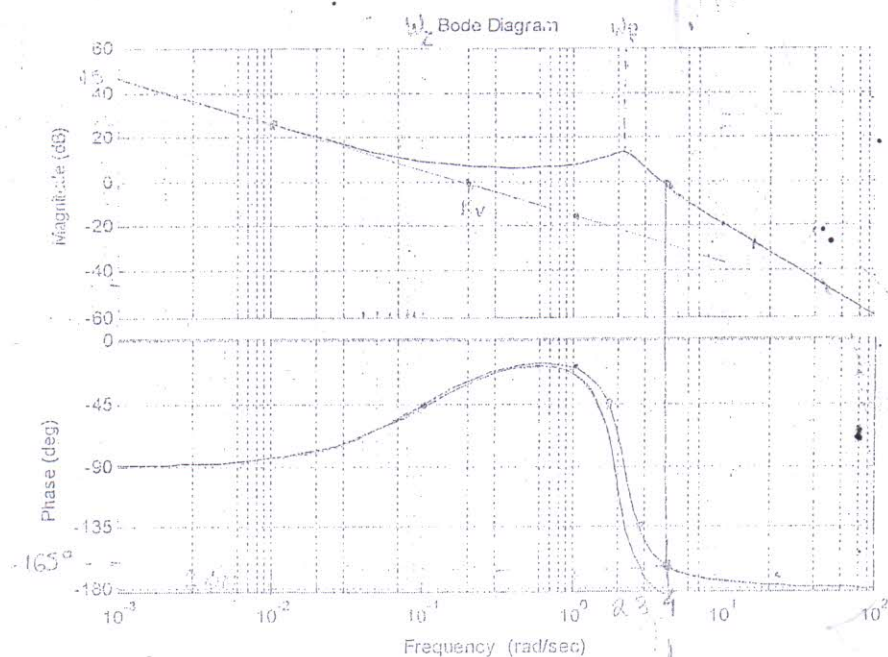
1 - (3 pts) Seja a FTMA: $G(s) = \frac{K(s+1)}{(s-3)(s-1)}$

1.a – Sem usar o Gráfico de Bode, desenhe o gráfico polar de $G(j\omega)$, o qual deve conter:

- Módulo de $G(j\omega)$ e a frequência onde ocorre cruzamento com o eixo real
 - módulo e ângulo da FTMA para $\omega \rightarrow 0$ e $\omega \rightarrow \infty$
- 1.b – Usando o critério de Nyquist simplificado, determine a faixa do ganho $K \in [0, \infty]$ para que o sistema seja estável.

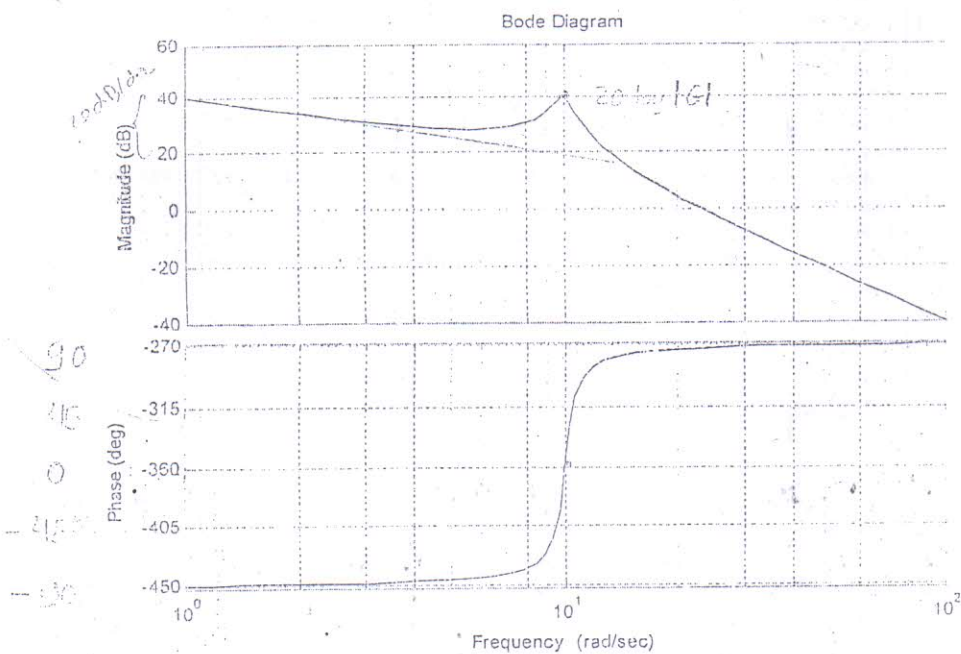
2 – (4 pts) Considere o Diagrama de Bode mostrado abaixo:

- 2.a – Quantos pólos e zeros possui a FTMA? Determine as frequências de corte dos respectivos pólos e zeros.
- 2.b – Determine as frequências de cruzamento de ganho e de fase, e as margens de ganho e de fase deste sistema. Este sistema é estável?
- 2.c – Calcule os respectivos erros em regime às entradas degrau, rampa e parábola.
- 2.d – Faça um esboço do Gráfico de Bode resultante ao se aplicar um atraso $d=0,05$ seg na FTMA



3 - (3 ptos) Dado o gráfico de bode do sistema mostrado abaixo:

- Faça um esboço do gráfico polar (sem obter a FTMA) que represente este sistema;
- Análise a estabilidade usando o critério de Nyquist simplificado.
- Caso o sistema não seja estável, é possível encontrar o ganho $K \in [0, \infty]$ que estabiliza este sistema? Caso o sistema seja estável qual é o ganho $K \in [0, \infty]$ que desestabiliza este sistema? Justifique sua resposta.



Aldemar Rodrigues de Oliveira Junior

$$\textcircled{1} \quad G(j\omega) = \frac{K(j\omega+1)}{(j\omega-3)(j\omega-1)} = \frac{K(j\omega+1)}{-\omega^2-4j\omega+3}$$

$$= \frac{K(j\omega+1)}{3-\omega^2-4j\omega}$$

$$= \frac{K(j\omega+1)(3-\omega^2+4j\omega)}{(3-\omega^2)^2 + 16\omega^2}$$

$$= \frac{K(3j\omega+3-j\omega^3-\omega^2-4\omega^2+4j\omega)}{9+10\omega^2+\omega^4}$$

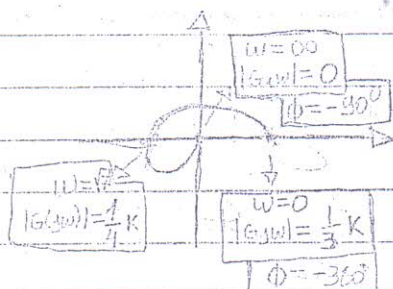
$$= \frac{K(7j\omega+3-j\omega^3-5\omega^2)}{(j\omega^2+9)(j\omega^2+1)}$$

$$G(j\omega) = -\frac{K(5\omega^2-3)}{(j\omega^2+9)(j\omega^2+1)} = \frac{Kj(\omega^3-7\omega)}{(j\omega^2+9)(j\omega^2+1)}$$

a)

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{2}}, \angle = 0$$

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{2}}, \angle = 0$$



$$\omega \rightarrow 0 \quad G(0) = \frac{1}{3}K + 0j$$

$$\omega \rightarrow \infty \quad G(\infty) = 0 + 0j$$

Gráfico polar para $K > 0$.

b) $\phi_{\omega}^0 = (z_d - \frac{p}{2} - p_d) \cdot 180$

Se $\frac{1}{4}K > 1$

$$\phi_{\omega}^0 = -360^\circ = (z_d - 0 - 2) \cdot 180$$

$$-2 = z_d - 2$$

$$z_d = 0$$

estável

$\frac{1}{4}K < 1$

$$\phi_{\omega}^0 = 0 = (z_d - 0 - 2) \cdot 180$$

$$z_d = 2$$

instável

$$K > 1$$

h.o

2- 1 pólo na origem $\Rightarrow -20\text{dB}$ por década em baixa frequência.

0 pólos ou zeros à direita, Fase começa em -90°

Primeira frequência de corte é um zero, depois dois pólos, por isso em alta frequência Fase $= -180^\circ$. Como ocorre um pico, esses pólos são complexos.

d) 3 pólos, sendo um na origem e o outro um par complexo, e 1 zero.

$\omega_z \approx 0,1 \text{ rad/s}$ \Leftarrow zero

$\omega_{p1} \approx 2 \text{ rad/s}$ \Leftarrow pólos

b) $\omega_G \approx 4 \text{ rad/s}$ $\omega_F \approx \infty$ * frequências de cruzamento
 $|G(j\omega_G)| = 1$ $\phi_{\omega_F} = -180^\circ$

Margem de fase: $\phi_M = -165 + 180 = 15^\circ$

Margem de ganho: $GM = \infty$

É estável, pois as margens de ganho e fase são positivas, e como o sistema não possui pólos e zeros à direita, isso é suficiente para garantir a estabilidade.

c) Sistema Tipo 1

erro degrau $= 0$

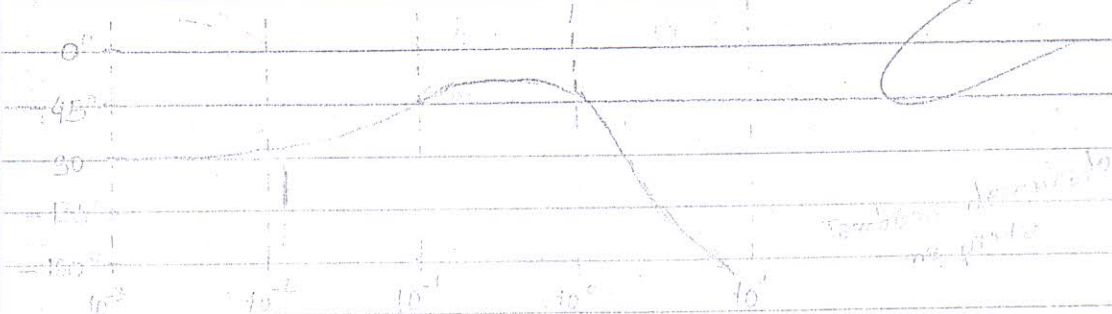
erro rampa $= \frac{1}{K_v} = 5$

erro parábola $= \infty$

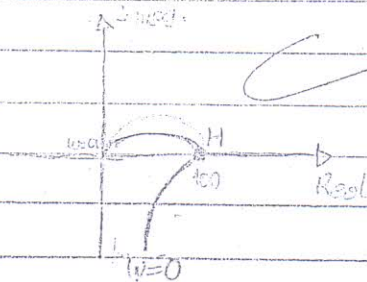
d) O Gráfico de amplitude permanece o mesmo.

$\phi = \omega \cdot 2,86 = 2,86 \omega [^\circ]$

Os valores do gráfico de fase devem ser decrescidos de $2,86 \omega$.



3) a)



$$w=0 \quad |G(jw)| = \infty$$

$$\phi = -450^\circ$$

$$w=\infty \quad |G(jw)| = 0$$

$$\phi = -270^\circ$$

$$b) \quad \phi_{as} = (z_1 - \frac{p_1}{s} - p_d) \cdot 180$$

$$-90^\circ = (z_d - \frac{1}{2} - 2) \cdot 180$$

$$-\frac{1}{2} = z_d - \frac{1}{2} - 2$$

$$\boxed{z_d = 2} \quad \text{sistema instável.}$$

$$P_w = 1 \Rightarrow 20 \text{ dB/década em BF}_{eq.}$$

$$P_d = 2 \Rightarrow \text{Fase} = -450 \text{ em BF}$$

$$\begin{matrix} -180 & -180 & -90 & = & -450 \\ \uparrow & \uparrow & \uparrow \\ p_d & p_d & p_w \end{matrix}$$

c) O ganho K iria alterar a posição do ponto H, mas ele continuaria do lado direito e como ϕ_{as} é em relação ao ponto $H=0$, ele permaneceria com o mesmo valor.