

**EXAMEN DE CONTROL AUTOMÁTICO
SEGUNDO PARCIAL
FEBRERO 2 DE 2010**

PRIMER TEMA: 35 puntos

Para el sistema con realimentación negativa, con funciones:

$$G(s) = \frac{K}{s(s+1)(2s+1)} \quad ; \quad H(s) = 1$$

- a. (20) Con $K = 1$, dibuje el Gráfico Polar. Determine la frecuencia de cruce del trazo polar con el eje real negativo.
- b. (5) Con $K = 1$, aplique el Criterio de Nyquist y determine la estabilidad del sistema.
- c. (5) Con $K = 2$, aplicando el Criterio de Nyquist, es estable el sistema? Justifique su respuesta.
- d. (5) Encuentre el valor crítico de la ganancia, K_{crit} .

SEGUNDO TEMA: 35 puntos

Un sistema de control con realimentación negativa tiene una función de transferencia de planta dada por:

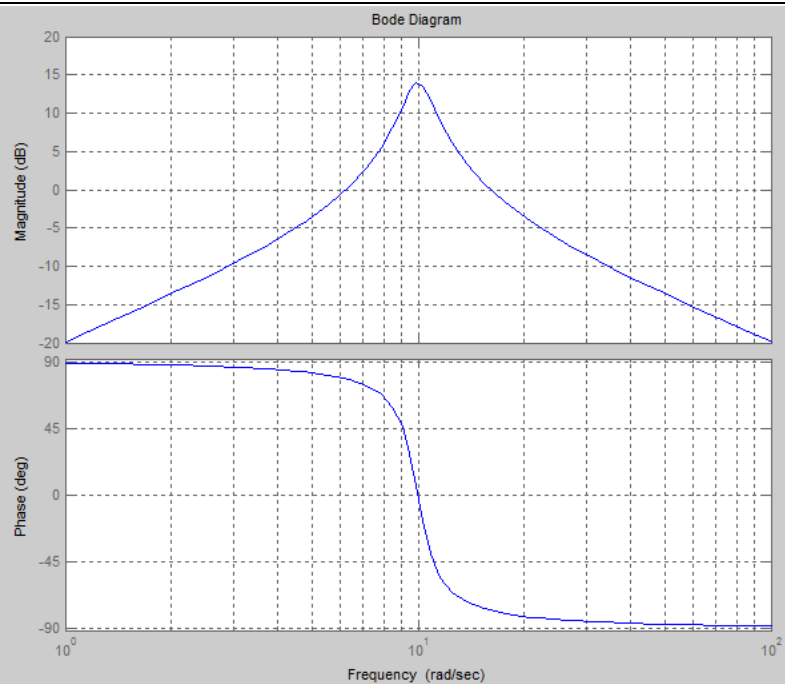
$$G(s) = \frac{K(s+40)}{s(s+10)(s+50)} \quad ; \quad H(s) = 1$$

Se requiere un Error de Estado estacionario del 1% y un Margen de Fase de 45° .

1. (10) Ajuste el valor de K para cumplir con el requerimiento del Margen de Fase.
2. (20) Con el valor de K obtenido en 1) diseñe el compensador apropiado para cumplir con el requisito del Error de Estado estacionario.
3. (5) ¿Su solución mejora o no el Ancho de Banda del sistema?

TERCER TEMA: 30 puntos

La figura muestra el Gráfico de Bode de un sistema. Encuentre su Función de Transferencia.



Solución:

PRIMER TEMA:

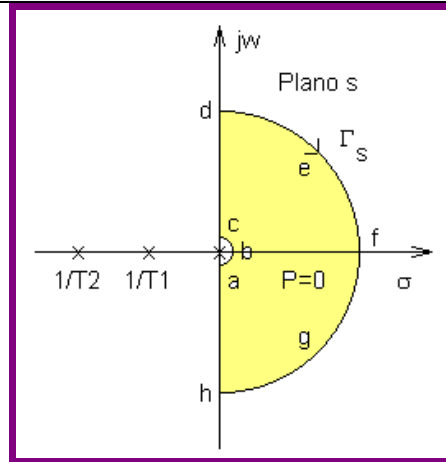
$$G(s) = \frac{1}{s(s+1)(2s+1)} ; H(s) = 1$$

$$T1 = 2 ; T2 = 1$$

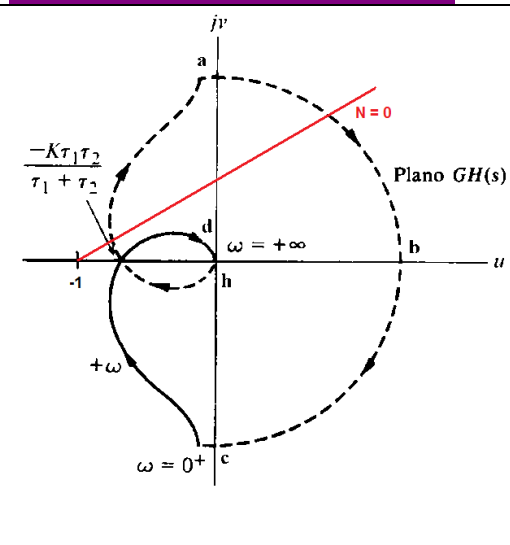
Según Nyquist, para $K = 1$:

$$P = 0 ; N = 0$$

Entonces: $Z = 0$, el sistema es estable.



	s	GH(s)	Comentario
a	$e/-90$	$\infty/+90$	$s=e/\theta$ $e \ll 1$ $GH(s) \approx (K/e)/-\theta$ $\approx \infty/-\theta$
b	$e/0$	$\infty/0$	
c	$e/+90$	$\infty/-90$	
d	$r/+90$	$0/-270$	$s=r/\theta$ $r \approx \infty$ $GH(s) \approx (K/t_1 t_2 r^3)/-3\theta$ $\approx 0/-3\theta$
e	$r/+45$	$0/-135$	
f	$r/0$	$0/0$	
g	$r/-45$	$0/+135$	
h	$r/-90$	$0/+270$	



$$\text{Im}\{GH(\omega)\} = \frac{-K(1 - \omega^2 \tau_1 \tau_2)}{\omega(1 + \omega^2(\tau_1^2 + \tau_2^2) + \omega^4 \tau_1^2 \tau_2^2)} \Big|_{\omega=\omega_{cg}} = 0 ; \omega_{cg} = \frac{1}{\sqrt{\tau_1 \tau_2}} \rightarrow \omega_{cg} = 0.707$$

$$\text{Re}\{GH(\omega_{cg})\} = \frac{-K(\tau_1 + \tau_2)}{1 + \omega_{cg}^2(\tau_1^2 + \tau_2^2) + \omega_{cg}^4 \tau_1^2 \tau_2^2} \Big|_{\omega=\omega_{cg}} = -K \frac{\tau_1 \tau_2}{\tau_1 + \tau_2} = -0.66$$

Ganancia Crítica:

$$\text{Re}\{GH(\omega_{cg})\} = -K_{crit} \frac{\tau_1 \tau_2}{\tau_1 + \tau_2} = -1 \rightarrow K_{crit} = 1.5$$

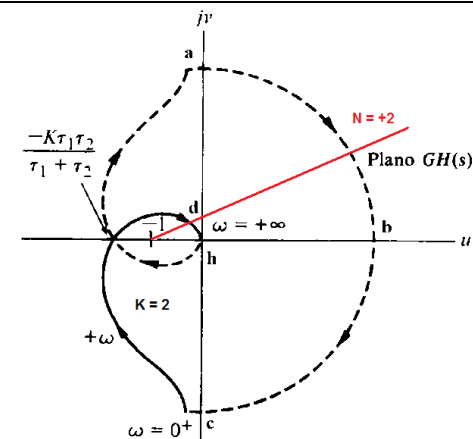
Sistema condicionalmente estable.

Rango de estabilidad: $0 < K < K_{crit}$

Según Nyquist, para $K = 2$:

$$P = 0 ; N = +2$$

Entonces: $Z = 2$, el sistema es inestable, dos Raíces de la Ecuación Característica estarán en el semiplano de la derecha del Plano Complejo "s".



SEGUNDO TEMA:

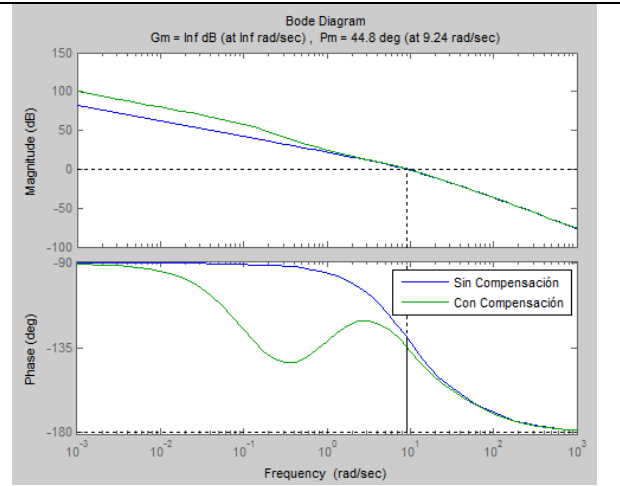
```

ExBC020210
% segundo tema
% MF=45, Ess=1%
clc,clear
MF=45; K=150; Ess=1;
for i=1:50
    G=zpk([-40],[0 -10 -50],K);
    [Gm,Pm,Wcg,Wcp]=margin(G);
    if Pm<(MF+5)
        PM=Pm
        K, Wcp
        break
    end
    K=K+1;
end
% Constante Velocidad sin compensación
Kvsc=dcgain(tf([1 0],1)*G)
% Constante Velocidad con compensación
Kvcc=100/Ess
% Constante Alpha
Alpha=Kvcc/Kvsc
% Compensador de Atraso
z=Wcp/10, p=z/Alpha
Gc=zpk([-z],[-p],1)
% Sistema compensado
Gcc=Gc*G
G(1)=G;G(2)=Gcc;
hold off
for i=1:2
    margin(G(i)), hold on
end
legend('Sin Compensación', 'Con Compensación')

```

PM = 49.8947
K = 155
Wcp = 9.2064
Kvcc = 12.4000
Kvsc = 100
Alpha = 8.0645

z = 0.9206
p = 0.1142



Se observa que se necesita sobrecompensar con 5° debido a la gran pendiente del ángulo en la zona a compensar.

La dinámica del sistema se mantiene debido al uso de la red de Atraso de Fase no altera la zona de altas frecuencias y por ende su Ancho de Banda.

Zero/pole/gain:
(s+0.9206)

(s+0.1142)

Zero/pole/gain:
155 (s+0.9206) (s+40)

s (s+0.1142) (s+10) (s+50)

TERCER TEMA:

Se observa la presencia de un cero en el origen, de dos polos complejos conjugados y de una constante. La componente de segundo orden tiene una frecuencia natural, $\omega_n = 10$ y un M_{pw} de 14 dB ($M_{pw} = 5$).

$$G(j\omega) = \frac{j\omega\omega_n^2 K}{(j\omega)^2 + 2\zeta\omega_n(j\omega) + \omega_n^2}$$

$$= \frac{j\omega K}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 + 2\zeta\left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)}$$

$\omega_n = 10$; $M_{pw} = 14_{dB} = 5$
 $\zeta = \sqrt{\frac{1}{2} \pm \sqrt{\frac{1}{4} - \frac{1}{4M_{pw}^2}}} = 0.1$
 $K_{dB} = -20 \rightarrow K = 0.1$

