

- ① Determinar mediante el diagrama de Bode K_v , MG y $M\phi$ de $G(s)H(s) = K \frac{s+1}{s(s-1)(s+4)}$

para $K=10$.

3,33

- ② Con el valor de K anterior determinar mediante Nyquist la estabilidad del sistema.

3,34

- ③ Ajustar la ganancia del sistema para $t_{s50\%} = 3,9 \text{ seg}$
 $|K_v| = 10$.

3,33

(1) Bode de $G(s)H(s) = 10 \frac{s+1}{s(s-1)(s+4)}$.

(1)

En formato Bode: $G(s)H(s) = \frac{5}{10} \frac{s+1}{s(-1)(-s+1) \frac{1}{2}(0,25s+1)}$

$G(s)H(s) = 2,5 \frac{s+1}{(-1)s(-s+1)(0,25s+1)}$ con $s = j\omega$.

$G(j\omega)H(j\omega) = 2,5 \frac{1+j\omega}{(-1)(j\omega)(1-j\omega)(1+j0,25\omega)}$

$|2,5|_{dB} = 20 \log 2,5 = 7,96 \text{ dB}$

$\angle \frac{1}{-1} = \angle 1 - \angle -1 = 0^\circ - 180^\circ = -180^\circ$

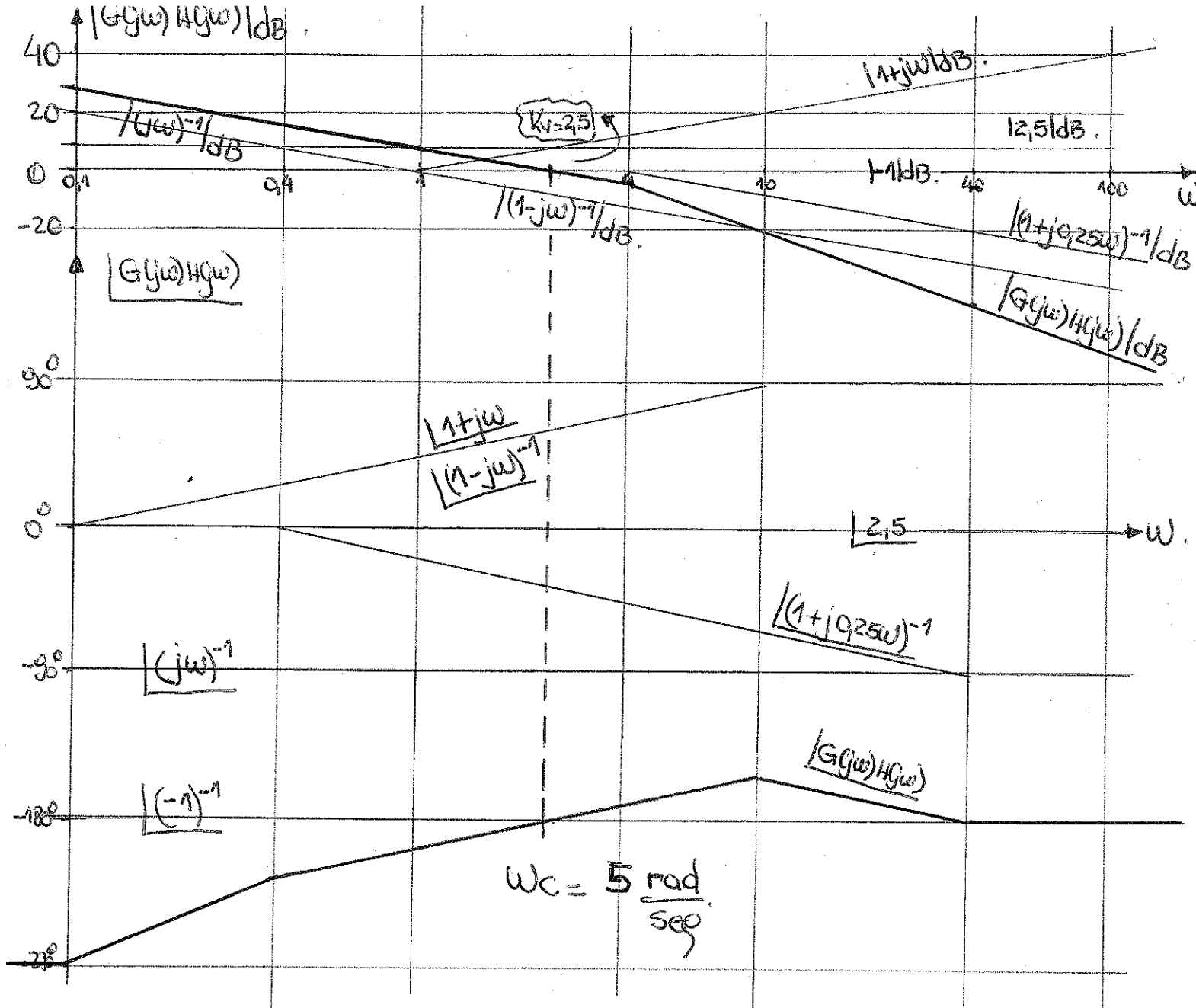
$\left| \frac{1}{1-j\omega} \right| = \frac{|1|}{|1-j\omega|} = \frac{1}{\sqrt{1+\omega^2}} ; \left| \frac{1}{1-j\omega} \right|_{dB} = -10 \log(1+\omega^2)$

$\angle \frac{1}{1-j\omega} = \angle 1 - \angle 1-j\omega = 0^\circ - \tan^{-1}(-\omega) = \tan^{-1}\omega$

coincide con fase de "cero" desplazado del origen.

Rango de frecuencias de 0,1 a 100.

0,1 1 10 100.



La freq. crítica para la fase crítica y la ganancia crítica en el gráfico coinciden; por ello $MG = MP \rightarrow 0$.

(2) Estabilidad por Nyquist.

$$G(s)H(s) = 10 \frac{s+1}{s(s^2+3s-4)} = 10 \frac{s+1}{s^3+3s^2-4s} \quad (3)$$

Análisis de B.F.

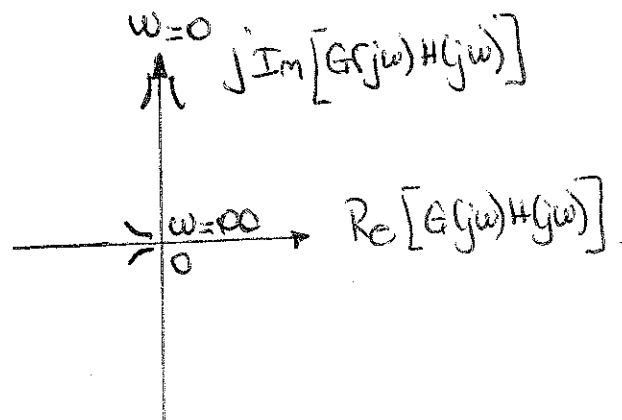
$$\lim_{s \rightarrow 0} 10^5 \frac{1}{s \cdot (-1)^2} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{2,5}{(-1)s} \quad \text{con } s = j\omega.$$

$$\lim_{\omega \rightarrow 0} \frac{2,5}{-j\omega} = \lim_{\omega \rightarrow 0} j \frac{2,5}{\omega} \rightarrow j\infty.$$

Análisis de A.F.

$$\lim_{s \rightarrow \infty} 10 \frac{s^1}{s \cdot s \cdot s^1} = \lim_{s \rightarrow \infty} 10 \cdot \frac{1}{s^2} \quad \text{con } s = j\omega.$$

$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} \frac{10}{-\omega^2} \rightarrow -0.$$



Corte a ejes:

$$G(j\omega)H(j\omega) = 10 \frac{1+j\omega}{-j\omega^3-3\omega^2-j4\omega} = 10 \frac{(1+j\omega)(-3\omega^2+j(\omega^3+4\omega))}{(-3\omega^2)^2 + (-\omega^3-4\omega)^2}$$

$$G(j\omega)H(j\omega) = 10 \frac{-3\omega^2+j\omega^3+j4\omega-j3\omega^3-\omega^4-4\omega^2}{(-3\omega^2)^2 + (-\omega^3-4\omega)^2}.$$

$$G(j\omega)H(j\omega) = 10 \cdot \frac{-\omega^4 - 7\omega^2 + j(4\omega - 2\omega^3)}{(-3\omega^2)^2 + (-\omega^3 - 4\omega)^2}$$

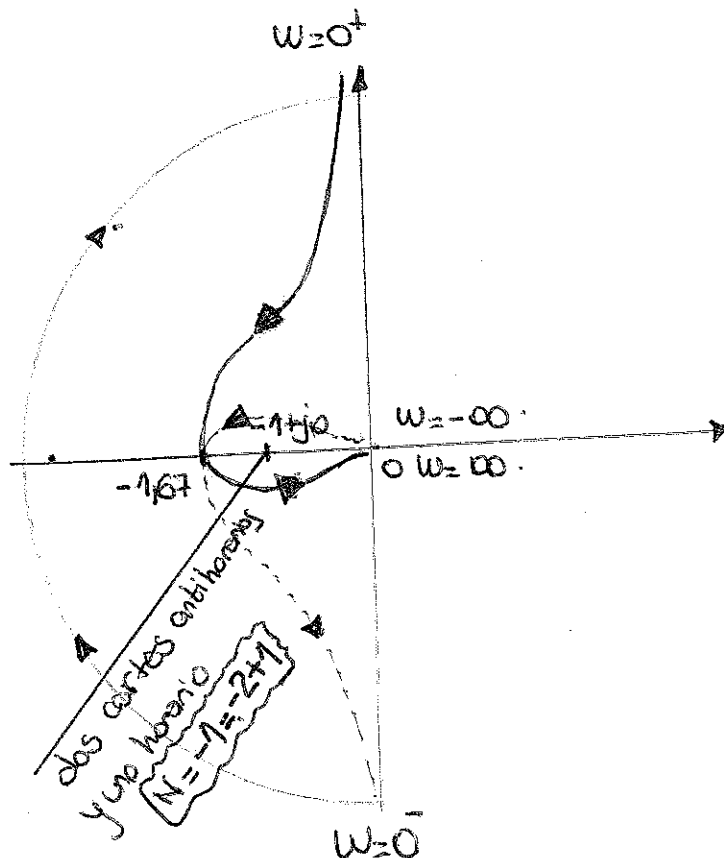
La parte real es siempre negativa y no se anula para valores finitos. La parte imaginaria si puede hacerse cero por ello hay cortes al eje real,

$$4\omega - 2\omega^3 = 0; \quad 2\omega = 2\omega^3$$

$$2 = \omega^2; \quad \omega = \pm\sqrt{2} = 1,41 \frac{\text{rad}}{\text{seg}}$$

$$G(j\sqrt{2})H(j\sqrt{2}) = 10 \cdot \frac{-4 - 14 + j0}{36 + 72} = 10 \cdot \frac{(-18)}{108}$$

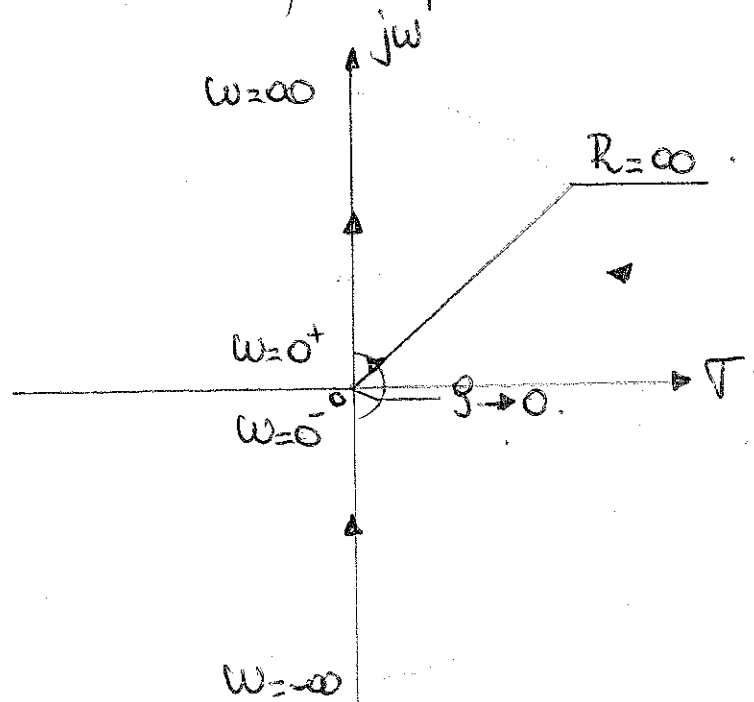
$$G(j\sqrt{2})H(j\sqrt{2}) = -1,67 + j0$$



Soluciones 2º parcial 5R1.

Usamos el contorno de Nyquist modificado
dado que en L.A. hay un polo en el origen.

(5)



Del análisis de BF hacemos $s = \rho e^{j\theta}$.

$$\lim_{\rho \rightarrow 0} \frac{2.5}{(-1)\rho e^{j\theta}} = \lim_{\rho \rightarrow 0} \frac{2.5}{\rho e^{j(\theta+\pi)}} = \lim_{\rho \rightarrow 0} \frac{2.5}{\rho} e^{-j(\theta+\pi)}.$$

$$N = -1 = Z - P.$$

$$Z = -1 + P.$$

$P=1$. (uno polo de L.A.
con parte $\text{Re}[+]$).

$$Z = -1 + 1 = 0.$$

estable

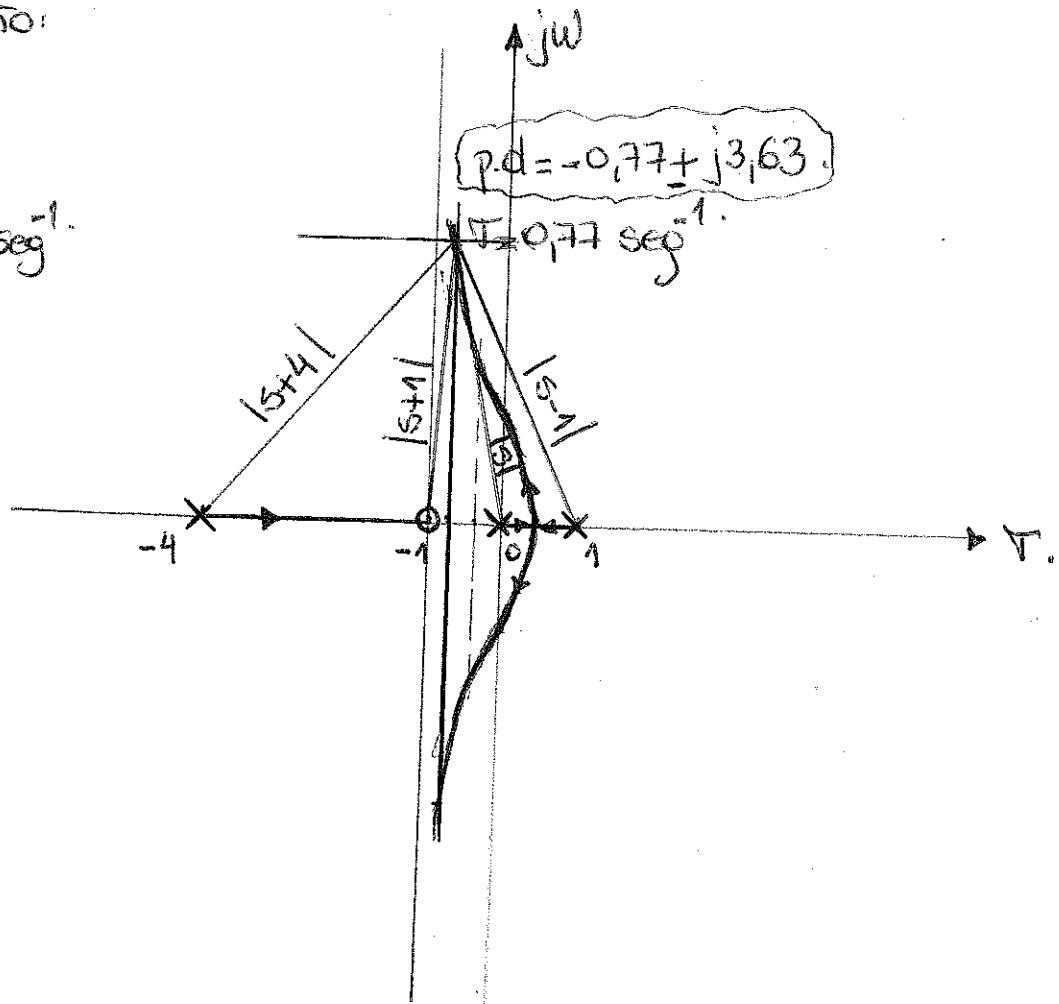
(3). Veamos el L.R. de $G(s)H(s) = K \frac{s+1}{s(s-1)(s+4)}$.

Indicamos el L.R. sobre el eje real:

Punto de diseño:

$$t_{sspb} = \frac{3}{\gamma}$$

$$\gamma = \frac{3}{3,9} = 0,77 \text{ seg}^{-1}$$



Asintotas: $\varphi_k = \frac{180^\circ}{p-z} (2k+1) \quad k=0,1$

$$\varphi_0 = \frac{180^\circ}{3-1} (2 \cdot 0 + 1) = 90^\circ \quad \varphi_1 = 270^\circ$$

$$\sigma_c = \frac{\sum \text{Re}[p] - \sum \text{Re}[z]}{p-z} = \frac{1+0-4-(-1)}{3-1} = \frac{1-4+1}{2} = -1$$

Punto de bifurcación: $K \frac{s+1}{s^3+3s^2-4s} + 1 = 0$

$$K = - \frac{s^3+3s^2-4s}{s+1};$$

$$\frac{\partial K}{\partial s} = - \frac{(3s^2+6s-4)(s+1) - (s^3+3s^2-4s)}{(s+1)^2} = 0 \quad \text{El numerador igualado a cero es:}$$

$$3s^3 + 3s^2 + 6s^2 + 6s - 4s - 4 - s^3 - 3s^2 + 4s = 0$$

$$2s^3 + 6s^2 + 6s - 4 = 0.$$

7

$$s^3 + 3s^2 + 3s - 2 = 0.$$

$$LR \rightarrow s_1 = 0,44; s_{2-3} = -1,72 \pm j1,25.$$

$$pb = 0,44$$

Critério de Routh: $K \frac{s+1}{s^3+3s^2-4s} + 1 = 0.$

$$s^3 + 3s^2 - 4s + Ks + K = 0; s^3 + 3s^2 + (K-4)s + K = 0.$$

s^3	1	$K-4$
s^2	3	K
s^1	$\frac{3K-12-K}{3}$	
s	K	

$$\frac{3K-12-K}{3} = \frac{2K-12}{3} = 0.$$

$$2K_c = 12$$

$$K_c = 6$$

$K < K_c$ inestável das raízes parte Re [+].

$K > K_c$ estável.

Equação auxiliar:

$$3s^2 + 6 = 0; s^2 + 2 = 0; s^2 = -2; s_{1-2} = \pm j1,41.$$

Trazado ponto a ponto: $s^3 + 3s^2 + (K-4)s + K = 0.$

$$K=10 \quad s^3 + 3s^2 + 6s + 10 = 0. \quad s_1 = -2,29; s_{2-3} = -0,36 \pm j2,06$$

$$K=20 \quad s^3 + 3s^2 + 16s + 20 = 0 \quad s_1 = -1,45; s_{2-3} = -0,77 \pm j3,63$$

Cálculo de K:

$$K = \frac{|s| |s-1| |s+4|}{|s+1|} = \frac{3,71 \cdot 4,04 \cdot 4,86}{3,64} = \boxed{20 = K}$$

$$G(s)H(s) = 20 \frac{s+1}{s(s-1)(s+4)}$$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s)H(s) = 20 \frac{1}{(-1) \cdot 4} = -5.$$

$|K_v| = 5$. es valor es la mitad del valor pedido.

$$|K_v| \cdot \frac{z_c}{p_c} = 10 ; \quad \frac{z_c}{p_c} = 2.$$

$$0,077 = 0,1 \cdot 0,77 < z_c < 0,5 \cdot 0,77 = 0,385.$$

se elige $\boxed{z_c = 0,08}$

$$\boxed{p_c = 0,04}$$

Root Locus

Segundo parcial 5R1

