

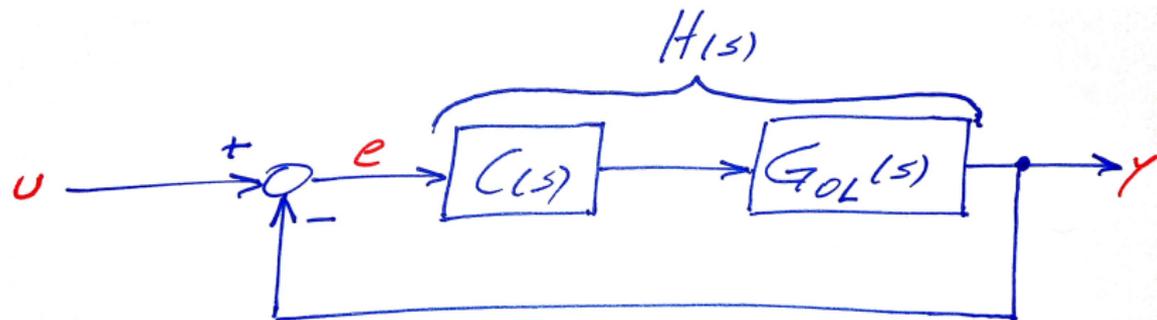
## SyC - Hoja 9 - Ej. 2

2) Dado un sistema con realimentación unitaria y ganancia de lazo abierto:

$$G_{OL}(s) = \frac{1}{s(1 + 0,1 \cdot s)(1 + 0,2 \cdot s)(1 + 0,25 \cdot s)}$$

Diseñar un compensador serie tal que el sistema compensado tenga:

- margen de fase  $\Phi = 45^\circ \pm 1^\circ$
- error en régimen estacionario frente a una rampa unitaria igual a 0,1.



## Error en régimen estacionario

La función de transferencia de lazo abierto es

$$H(s) := C(s)G_{OL}(s) = C(s) \frac{1}{s(1 + 0,1s)(1 + 0,2s)(1 + 0,25s)}$$

donde  $C(s)$  es la función de transferencia del compensador serie a diseñar y  $G_{OL}(s)$  es la función de transferencia del sistema a compensar.

La constante de velocidad y el error en régimen, del lazo cerrado, frente a una rampa unitaria son:

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sH(s) = \lim_{s \rightarrow 0} C(s) \quad \text{y} \quad e_{\infty}^{\text{rampa}} = \frac{1}{K_v},$$

respectivamente.

Se requiere  $e_{\infty}^{\text{rampa}} = 0,1$ , entonces se debe cumplir  $K_v = 10$ , o equivalentemente:

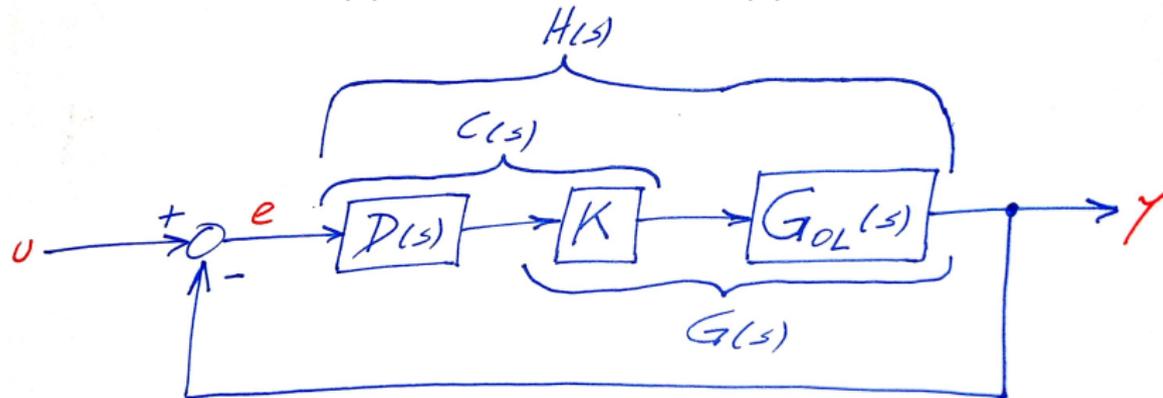
$$\boxed{\lim_{s \rightarrow 0} C(s) = 10}$$

## Descomposición del compensador

Sean

$$C(s) := D(s)K \quad \text{y} \quad G(s) := KG_{OL}(s),$$

donde  $K = 10$  y  $D(s)$  es tal que  $\lim_{s \rightarrow 0} D(s) = 1$ .



Requerimientos:

- ▶ Error en régimen frente a la rampa unitaria igual a 0,1:  
Si el lazo cerrado resulta estable, alcanza con tomar  $K = 10$ .
- ▶ Margen de fase  $\Phi = 45^\circ \pm 1^\circ$ :  
Se diseñará  $D(s)$ , con ganancia unitaria en régimen estacionario, de manera tal de cumplir con este requerimiento.

## Margen de fase “original” (para $D(s) = 1$ )

Tomando momentáneamente  $D(s) = 1$ , evaluamos el margen de fase “original” que pretendemos mejorar.

Buscamos  $\omega_c$  tal que  $|G(j\omega_c)| = 1$ . Encontramos que para

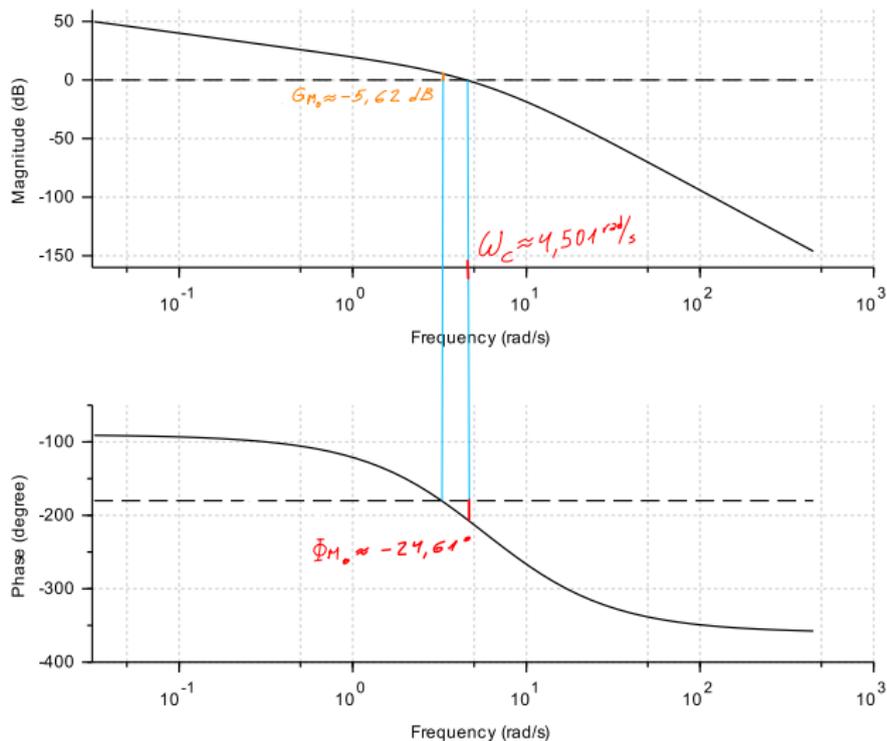
$$\omega_c \approx 4,501 \text{ rad/s,}$$

se tiene  $|G(j\omega_c)| \approx 1$ .

El margen de fase “original” es:

$$\Phi_{M_o} = \underline{\angle G(j\omega_c)} - (-\pi) = \pi + \underline{\angle G(j\omega_c)} \approx -24,61^\circ$$

# Margen de fase "original" (para $D(s) = 1$ )



Si eligiéramos  $C(s) = K = 10$ , ¿el lazo cerrado resultaría inestable!

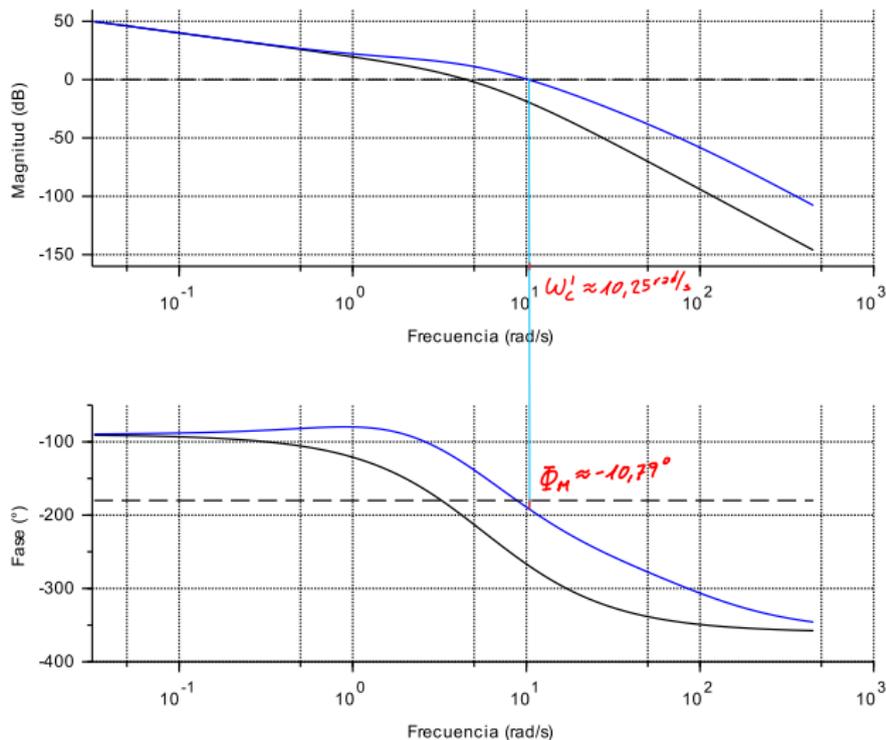
## ¿Compensación por adelanto?

Intentaremos mejorar el (pésimo) margen de fase “original” con con un compensador de adelanto:

$$D(s) = \frac{1 + Ts}{1 + aTs}, \quad \text{donde } T > 0, \quad 0 < a < 1. \quad (1)$$

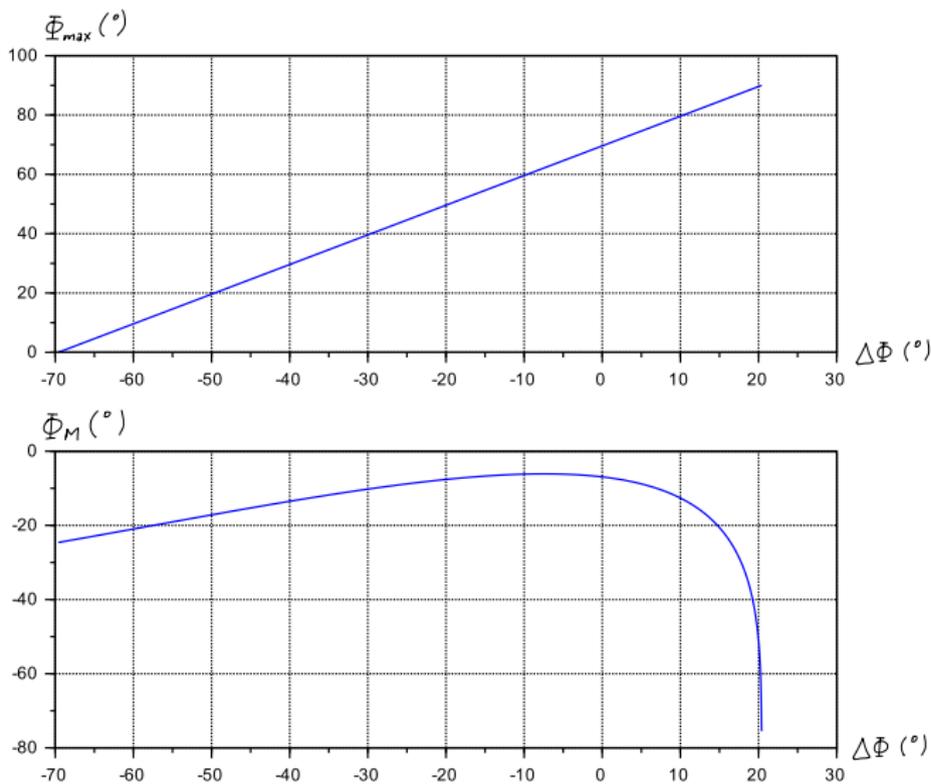
1. Estimamos la caída de fase:  $\Delta\Phi \approx 8^\circ$ .
2. A partir de  $\Phi_{M^*} = \Phi_{M_o} + \Phi_{\max} - \Delta\Phi$  calculamos:  
 $\Phi_{\max} = \Phi_{M^*} - \Phi_{M_o} + \Delta\Phi = 45^\circ - (-24,61^\circ) + 8^\circ = 77,61^\circ$ .
3. A partir de  $\sin \Phi_{\max} = \frac{1-a}{1+a}$ , calculamos:  
 $a = \frac{1 - \sin \Phi_{\max}}{1 + \sin \Phi_{\max}} \approx 0,01178$ .
4. Buscamos  $\omega'_c$  tal que  $|G(j\omega'_c)| = \sqrt{a} \approx 0,1085 \approx -19,28 \text{ dB}$ .  
Encontramos:  $\omega'_c \approx 10,25 \text{ rad/s}$ .
5. Imponemos que  $\omega'_c = \frac{1}{\sqrt{aT}}$  eligiendo:  $T = \frac{1}{\sqrt{a}\omega'_c} \approx 0,8989 \text{ s}$

# Lamentablemente ...



¡Aún faltan  $55,79^\circ$  para alcanzar el margen de fase requerido!

# No alcanza con intentar mejorar la estimación de $\Delta\Phi$



¡No existe  $\Phi_{max} \in (0^\circ, 90^\circ)$  capaz de estabilizar el lazo cerrado!

## ¿Compensación por atraso?

Intentaremos mejorar el (pésimo) margen de fase “original” con un compensador de atraso:

$$D(s) = \frac{1 + aTs}{1 + Ts}, \quad \text{donde } T > 0, \quad 0 < a < 1. \quad (2)$$

1. Buscamos  $\omega'_c$  tal que

$$\angle G(j\omega'_c) = -180^\circ + \Phi_M^* + \Delta\Phi = -180^\circ + 45^\circ + 5^\circ = -130^\circ.$$

Encontramos:  $\omega'_c \approx 1,30$  rad/s. Conociendo  $\omega'_c$ , evaluamos:

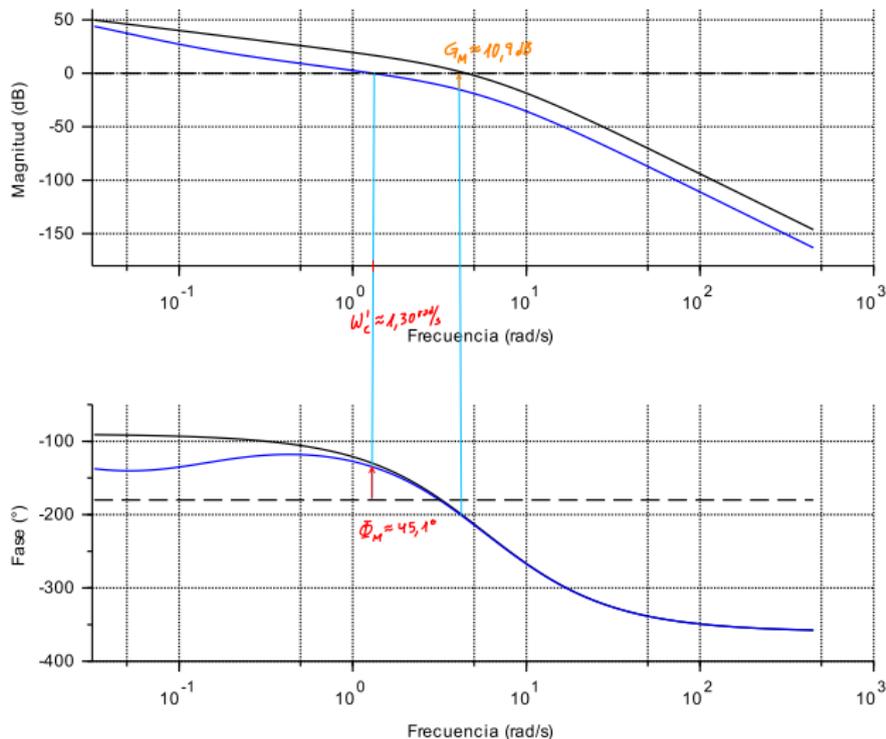
$$|G(j\omega'_c)| \approx 7,02.$$

2. Como queremos que  $a|G(j\omega'_c)| = 1$ , tomamos

$$a = |G(j\omega'_c)|^{-1} \approx 0,142.$$

3. Concretamos el posicionamiento de la “depresión” de atraso de fase del compensador en la “baja frecuencia”; por ejemplo imponiendo  $\frac{1}{aT} \ll \omega'_c$ , por ejemplo tomando  $T = \frac{10}{a\omega'_c} \approx 54$  s.

# Compensación por atraso



El compensador por atraso  $C(s) = K \frac{1+aTs}{1+Ts}$ , con  $a = 0,142$ ,  
 $T = 54 \text{ s}$  y  $K = 10$ , cumple con todos los requerimientos.