

SyC - Hoja 9 - Ej. 2

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

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

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.

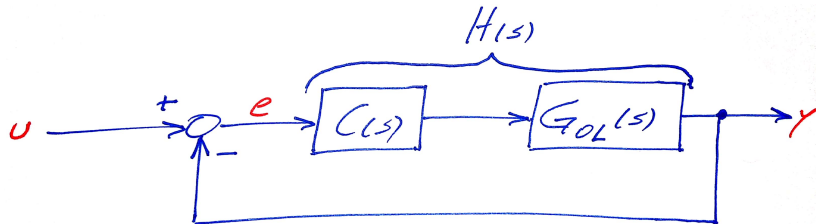
SyC - Hoja 9 - Ej. 2

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.

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.

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:

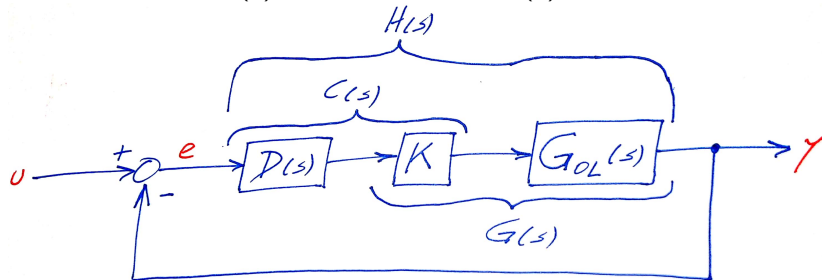
$$\boxed{\lim_{s \rightarrow 0} C(s) = 10}$$

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 $\lim_{s \rightarrow 0} D(s) = 1$.

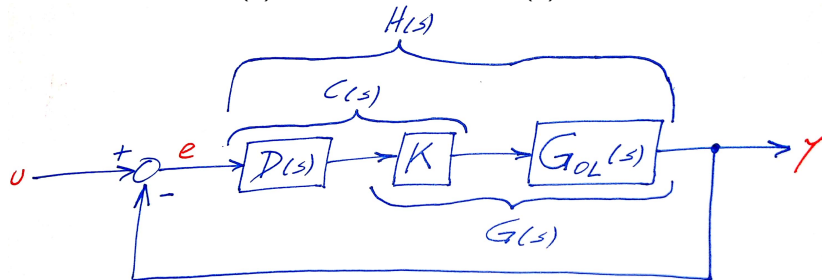


Descomposición del compensador

Sean

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

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

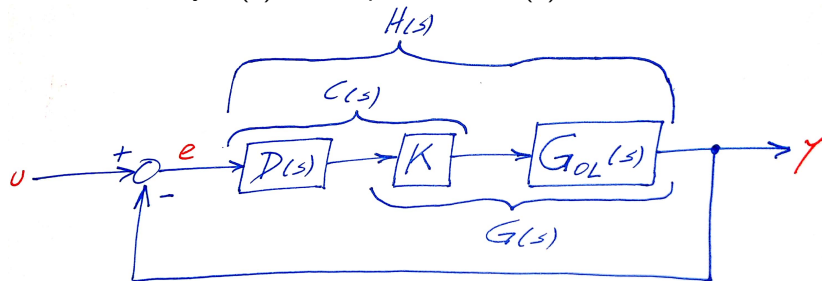


Descomposición del compensador

Sean

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

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



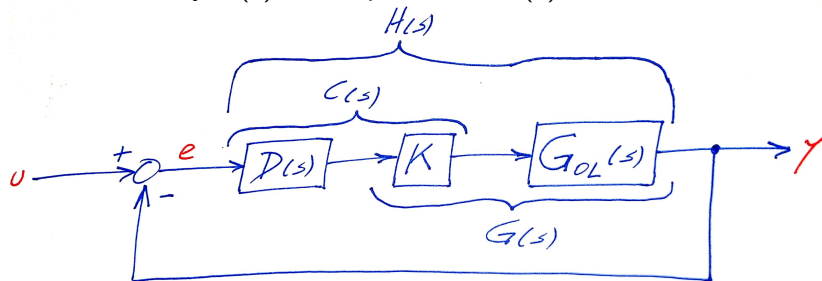
Requerimientos:

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:

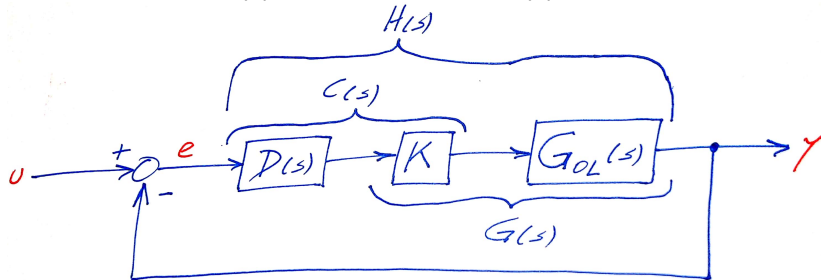
- ▶ Error en régimen frente a la rampa unitaria igual a 0,1:
Si el lazo cerrado resulta estable, alcanza con tomar $K = 10$.

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.

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

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

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

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

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

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

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

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

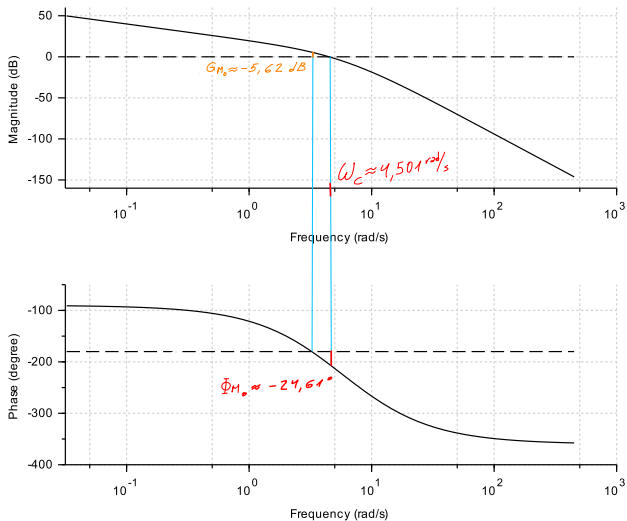
$$\omega_c \approx 4,501 \text{ rad/s,}$$

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 un compensador de adelanto:

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

¿Compensación por adelanto?

Intentaremos mejorar el (pésimo) margen de fase “original” 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: $\Delta\Phi \approx 8^\circ$.

¿Compensación por adelanto?

Intentaremos mejorar el (pésimo) margen de fase “original” 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:
 $\Phi_{\max} = \Phi_M^* - \Phi_{M_o} + \Delta\Phi = 45^\circ - (-24,61^\circ) + 8^\circ = 77,61^\circ$.

¿Compensación por adelanto?

Intentaremos mejorar el (pésimo) margen de fase “original” 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:
 $a = \frac{1 - \sin \Phi_{\max}}{1 + \sin \Phi_{\max}} \approx 0,01178$.

¿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 ω'_c tal que $|G(j\omega'_c)| = \sqrt{a} \approx 0,1085 \approx -19,28 \text{ dB}$.
Encontramos: $\omega'_c \approx 10,25 \text{ rad/s}$.

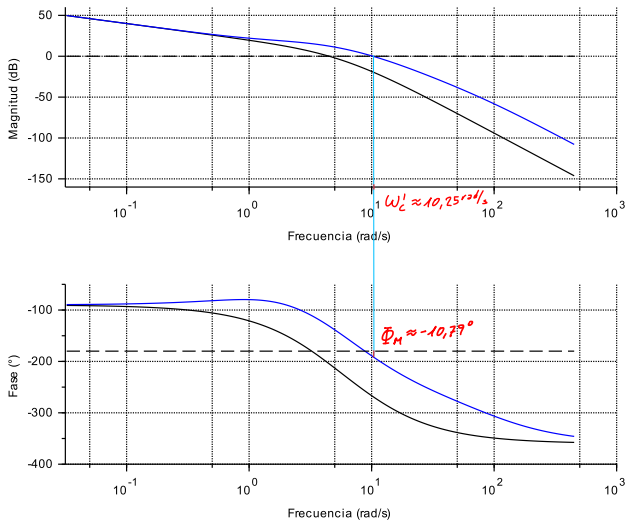
¿Compensación por adelanto?

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

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

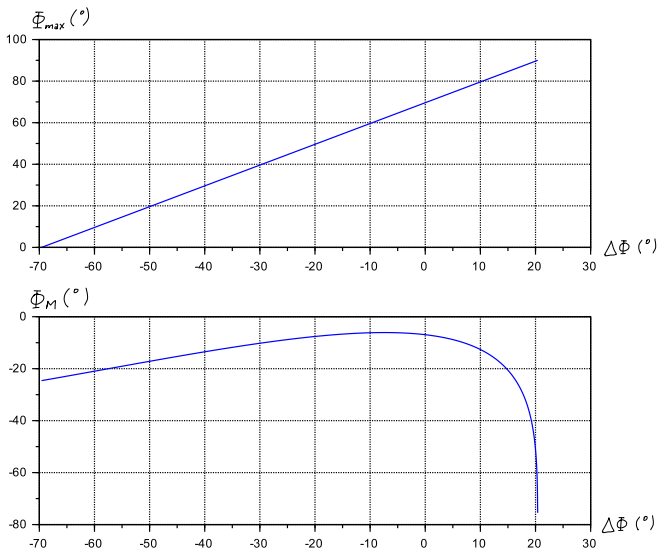
1. Estimamos la caída de fase: $\Delta\Phi \approx 8^\circ$.
2. A partir de $\Phi_{M^*} = \Phi_{M_o} + \Phi_{\max} - \Delta\Phi$ calculamos:
 $\Phi_{\max} = \Phi_{M^*} - \Phi_{M_o} + \Delta\Phi = 45^\circ - (-24,61^\circ) + 8^\circ = 77,61^\circ$.
3. A partir de $\sin \Phi_{\max} = \frac{1-a}{1+a}$, calculamos:
 $a = \frac{1 - \sin \Phi_{\max}}{1 + \sin \Phi_{\max}} \approx 0,01178$.
4. Buscamos ω'_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:

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

¿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 ω'_c tal que

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

Encontramos: $\omega'_c \approx 1,30 \text{ rad/s}$.

¿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 ω'_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 ω'_c , evaluamos:

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

¿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 ω'_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 ω'_c , evaluamos:

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

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

¿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 ω'_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 ω'_c , evaluamos:

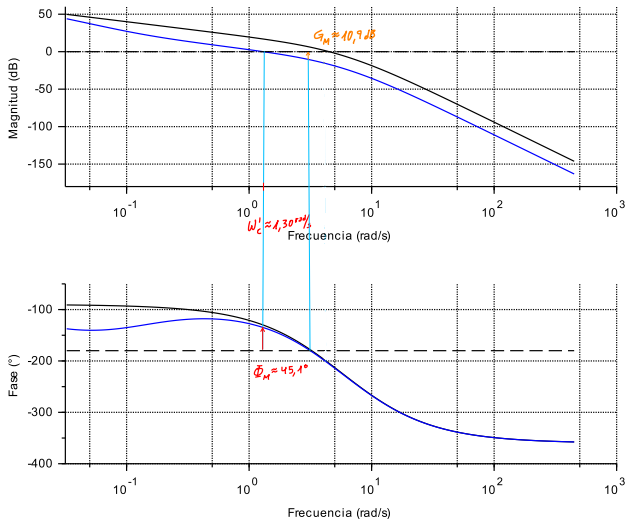
$$|G(j\omega'_c)| \approx 7,02.$$

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.