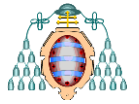


Universidad
de Oviedo



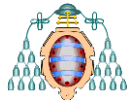
Implementación digital de reguladores: discretización

Sistemas Automáticos– Tema 13



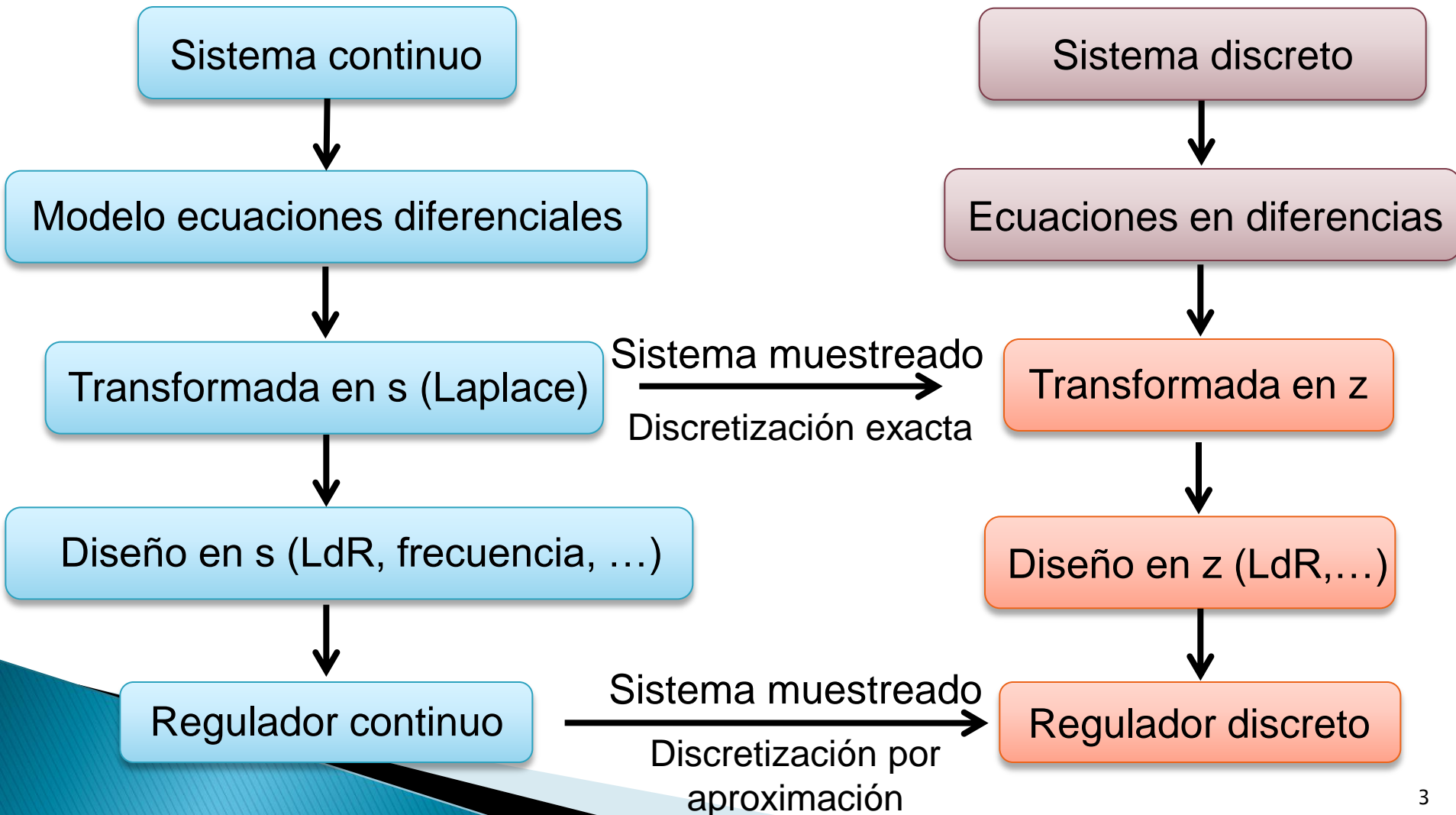
Contenidos del tema

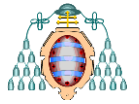
- ▶ Discretización de reguladores continuos
- ▶ Diseño del filtro *antialiasing*
- ▶ Selección de la frecuencia de muestreo
- ▶ Ejemplo de discretización



Discretización de reguladores

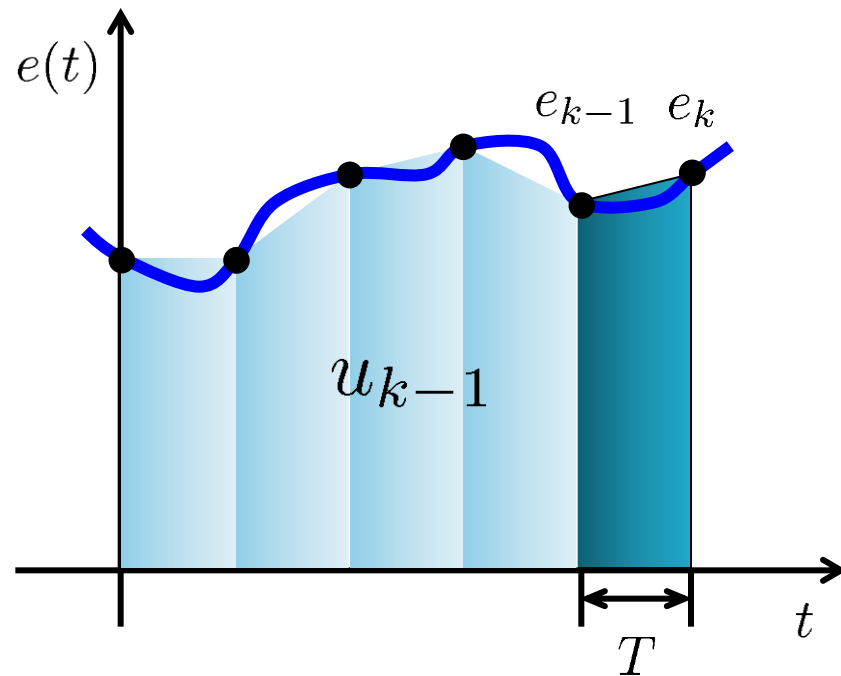
► Diseño de reguladores discretos:





Discretización de reguladores

- ▶ Aproximación de Tustin (bilineal, trapezoidal)



$$u(t) = \int_0^t e(t) dt$$

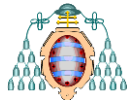
$$\frac{U(s)}{E(s)} = \frac{1}{s}$$

$$u_k = u_{k-1} + \frac{T}{2} (e_{k-1} + e_k)$$

$$U(z) = z^{-1}U(z) + \frac{T}{2} (z^{-1}E(z) + E(z))$$

$$\frac{U(z)}{E(z)} = \frac{T}{2} \frac{1 + z^{-1}}{1 - z^{-1}}$$

$$s \cong \frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$



Discretización de reguladores

► Método de mapeado polo-cero (MPZ)

- Se mapean los polos y ceros utilizando la relación

exacta z-s:

$$z = e^{sT}$$

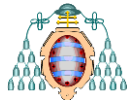
$$D(s) = K_c \frac{s + a}{s(s + b)} \longrightarrow D(z) = K_d \frac{z - e^{-aT}}{(z - 1)(z - e^{-bT})}$$

- Si el numerador es de menor orden que el denominador se añaden potencias de $(z + 1)$

$$D(z) = K_d \frac{(z + 1)(z - e^{-aT})}{(z - 1)(z - e^{-bT})}$$

- Se igualan las ganancias estáticas (eliminando polos $s = 0, z = 1$)

$$K_c \frac{a}{b} = K_d \frac{2(1 - e^{-aT})}{(1 - e^{-bT})} \longrightarrow K_d = K_c \frac{a(1 - e^{-bT})}{2b(1 - e^{-aT})}$$



Discretización de reguladores

► Método de mapeado polo-cero modificado (MMPZ)

- Se mapean los polos y ceros utilizando la relación

exacta z-s:

$$z = e^{sT}$$

$$D(s) = K_c \frac{s + a}{s(s + b)} \longrightarrow D(z) = K_d \frac{z - e^{-aT}}{(z - 1)(z - e^{-bT})}$$

- Si el numerador es orden menor que el orden del denominador menos uno ($n < m - 1$) se añaden potencias de $(z + 1)$

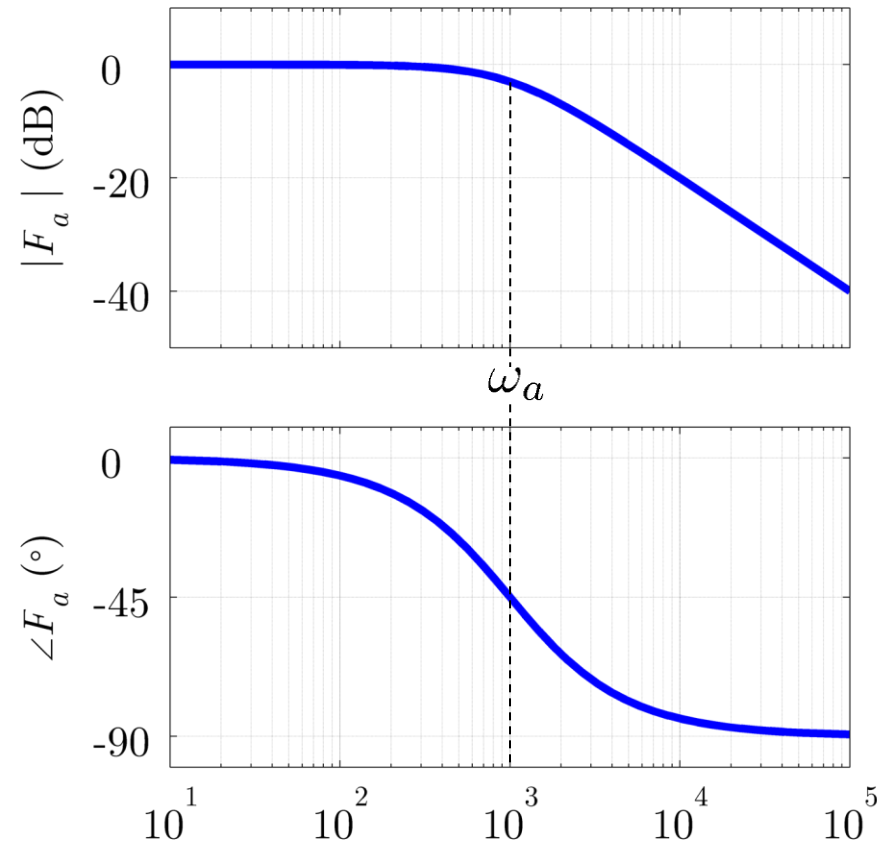
$$D(z) = K_d \frac{z - e^{-aT}}{(z - 1)(z - e^{-bT})}$$

- Se igualan las ganancias estáticas (eliminando polos $s = 0, z = 1$)

$$K_c \frac{a}{b} = K_d \frac{1 - e^{-aT}}{(1 - e^{-bT})} \longrightarrow K_d = K_c \frac{a(1 - e^{-bT})}{b(1 - e^{-aT})}$$

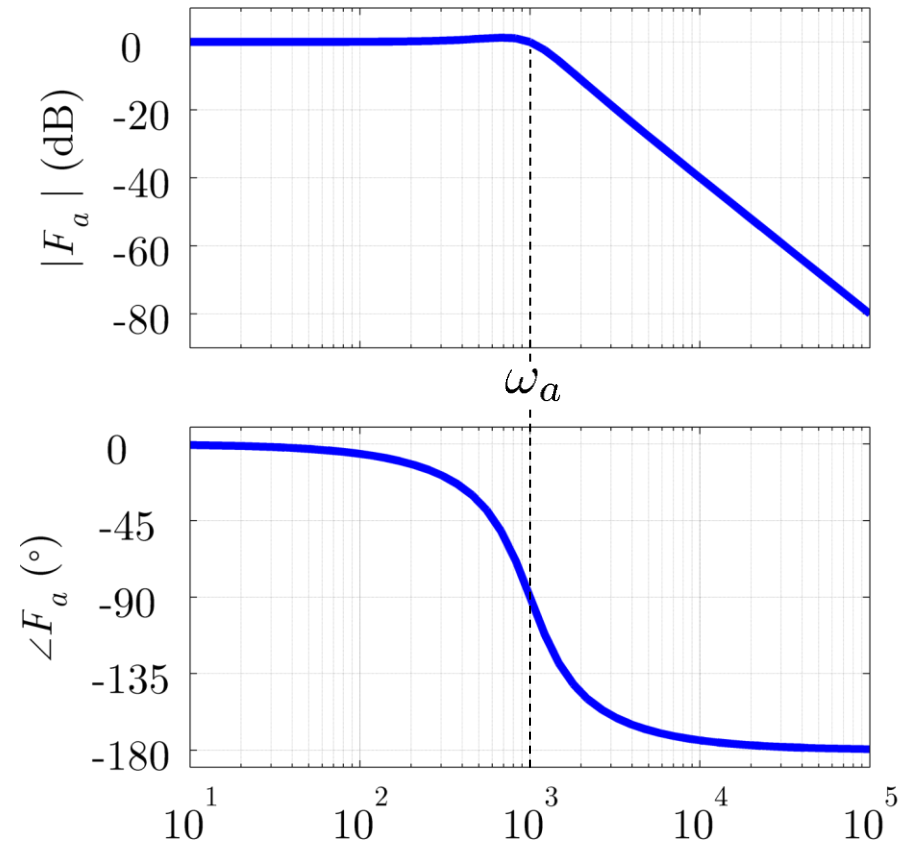
Diseño del filtro antialiasing

► Filtros de Butterworth



Frecuencia (rad/s)

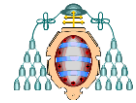
$$F_a(s) = \frac{\omega_a}{s + \omega_a}$$



$\zeta = 0,5$

Frecuencia (rad/s)

$$F_a(s) = \frac{\omega_a^2}{s^2 + \omega_a s + \omega_a^2}$$



Diseño del filtro antialiasing

► Selección de la frecuencia del filtro

$$D(s) = 3,35$$

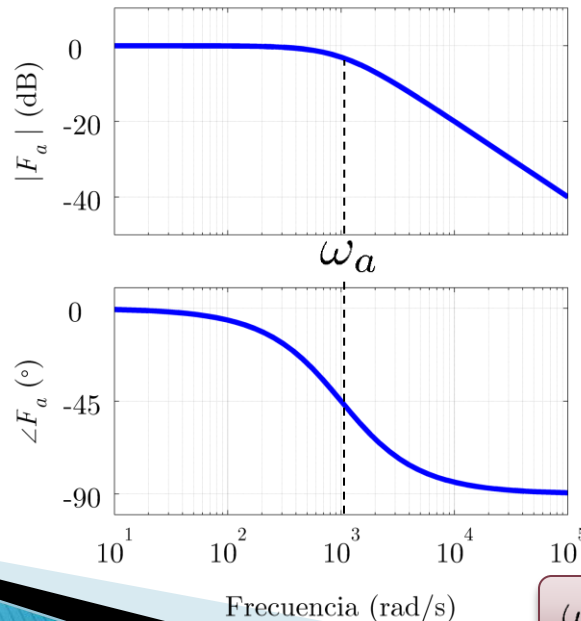
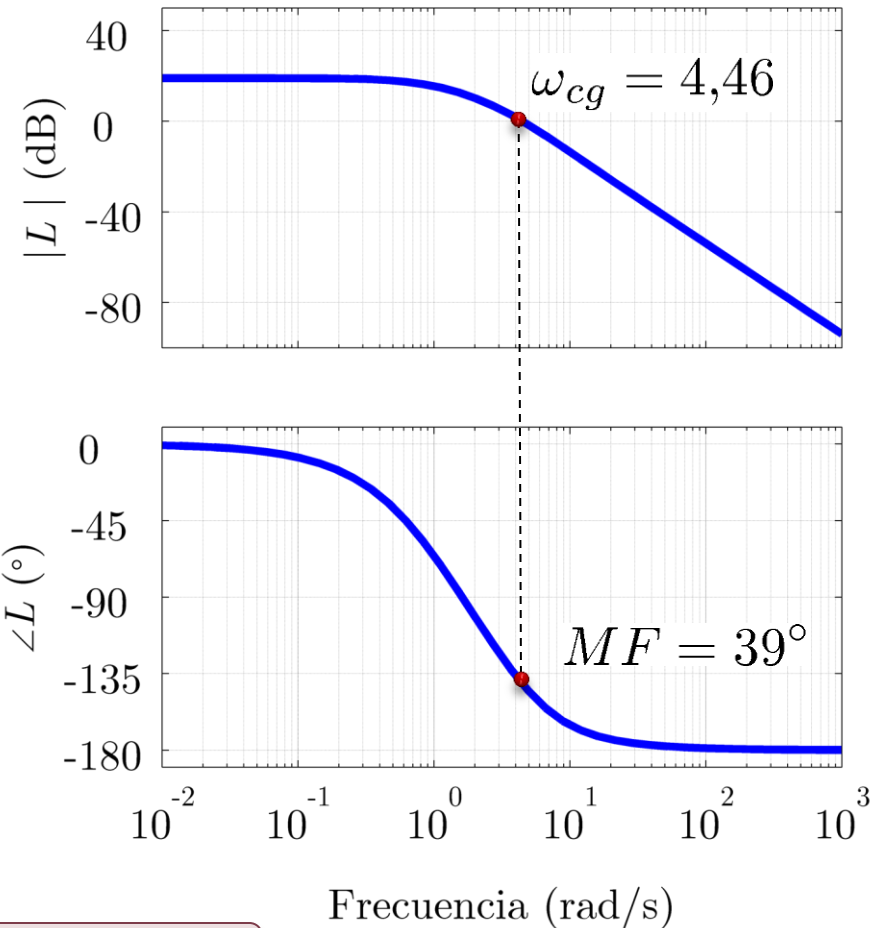
$$G(s) = \frac{s + 8}{(s + 3)(s + 1)}$$

$$H(s) = \frac{6}{(s + 6)}$$

Especificaciones:

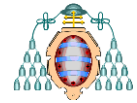
$$M_p \leq 30\%$$

$$e_{rp} \leq 15\%$$



$$F_a(s) = \frac{\omega_a}{s + \omega_a}$$

$$\omega_a > 10 \cdot \omega_{cg}$$



Diseño del filtro antialiasing

► Selección de la frecuencia del filtro

$$D(s) = 3,35$$

$$G(s) = \frac{s + 8}{(s + 3)(s + 1)}$$

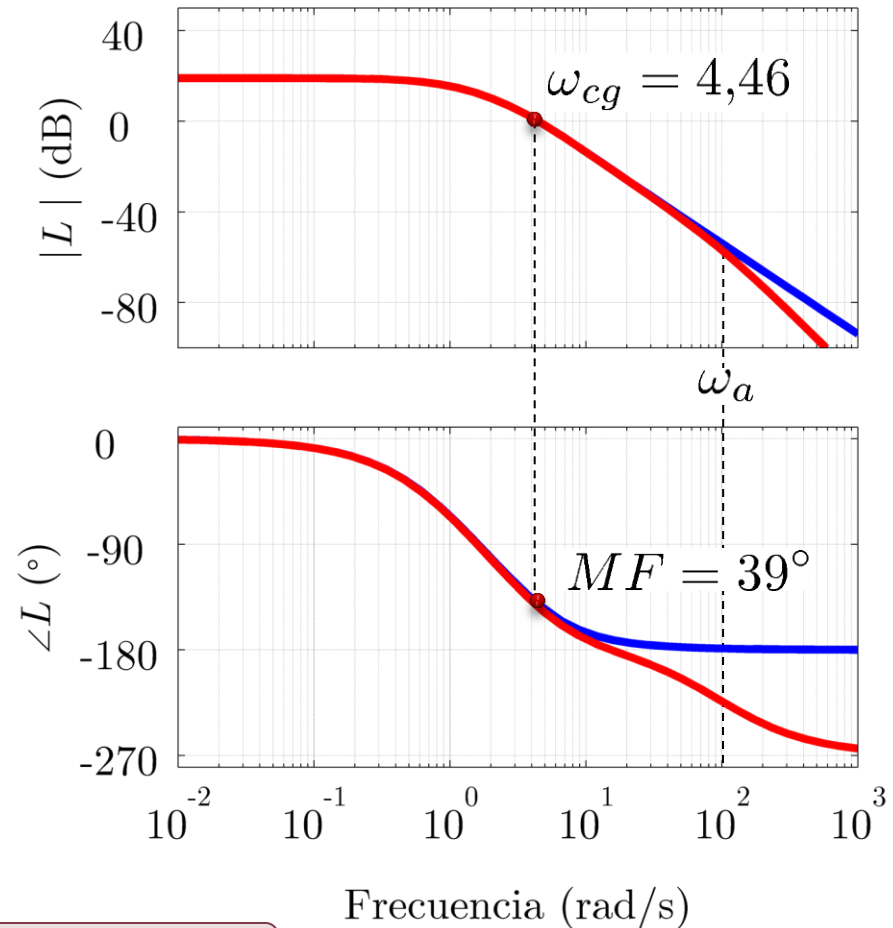
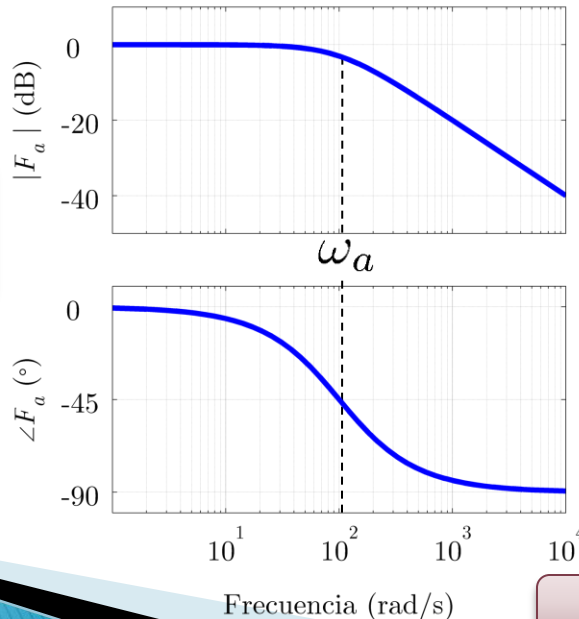
$$H(s) = \frac{6}{(s + 6)}$$

Especificaciones:

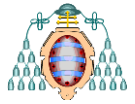
$$M_p \leq 30\%$$

$$e_{rp} \leq 15\%$$

$$F_a(s) = \frac{100}{s + 100}$$



$$\omega_a > 44,6$$



Frecuencia de muestreo

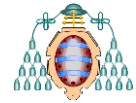
- ▶ Sin filtro antialiasing y discretización por aproximación

$$\omega_m \geq 20 \sim 40 \times \omega_{bw}$$

- ▶ Con filtro antialiasing y discretización por aproximación

$$\omega_m \geq 5 \sim 10 \times \omega_a$$

- ▶ Subir ω_m implica un problema de coste y de cuantificación. Si no es posible habrá que recurrir al diseño discreto

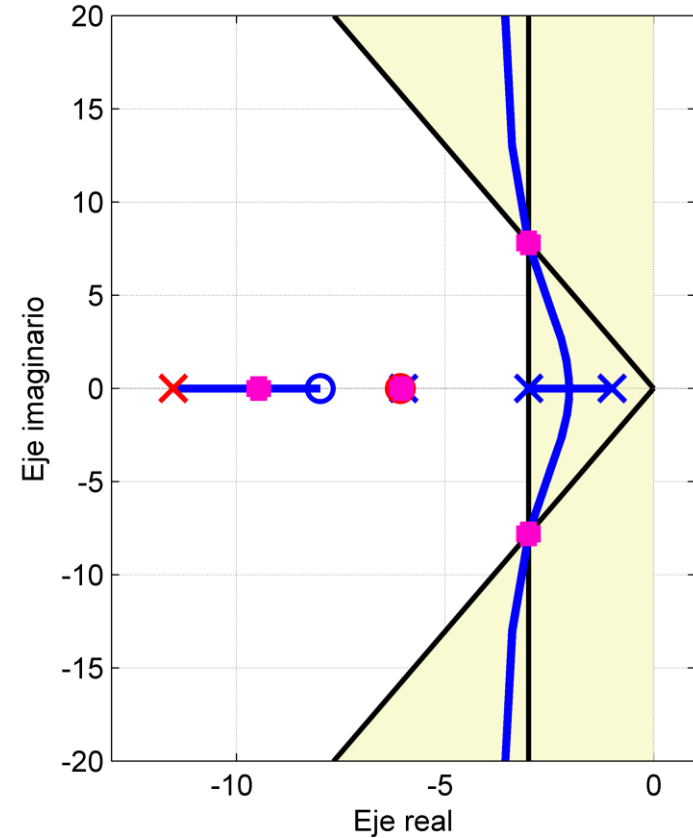


Ejemplo de discretización

$D(s) = k \frac{s+z}{s+p}$ $G(s) = \frac{s+8}{(s+3)(s+1)}$ $H(s) = \frac{6}{(s+6)}$	<p>Especificaciones:</p> $M_p \leq 30\%$ $t_s \leq 1s$ $e_{rp} \leq 15\%$
---	--

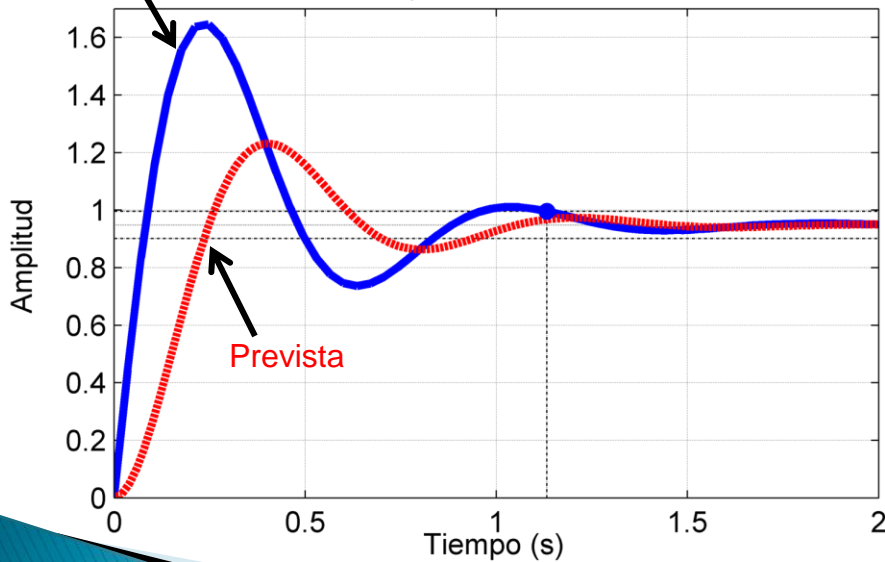
Criterio de la bisectriz

Lugar de las raíces de la función de lazo

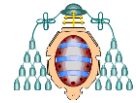


Obtenida

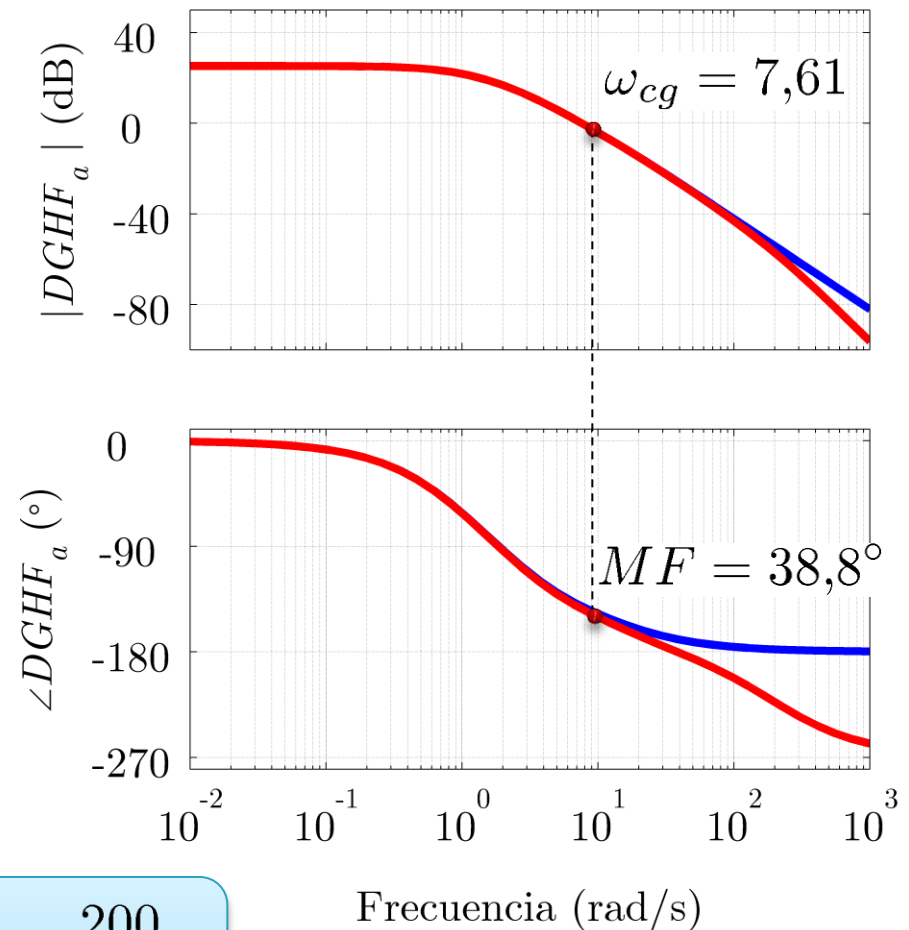
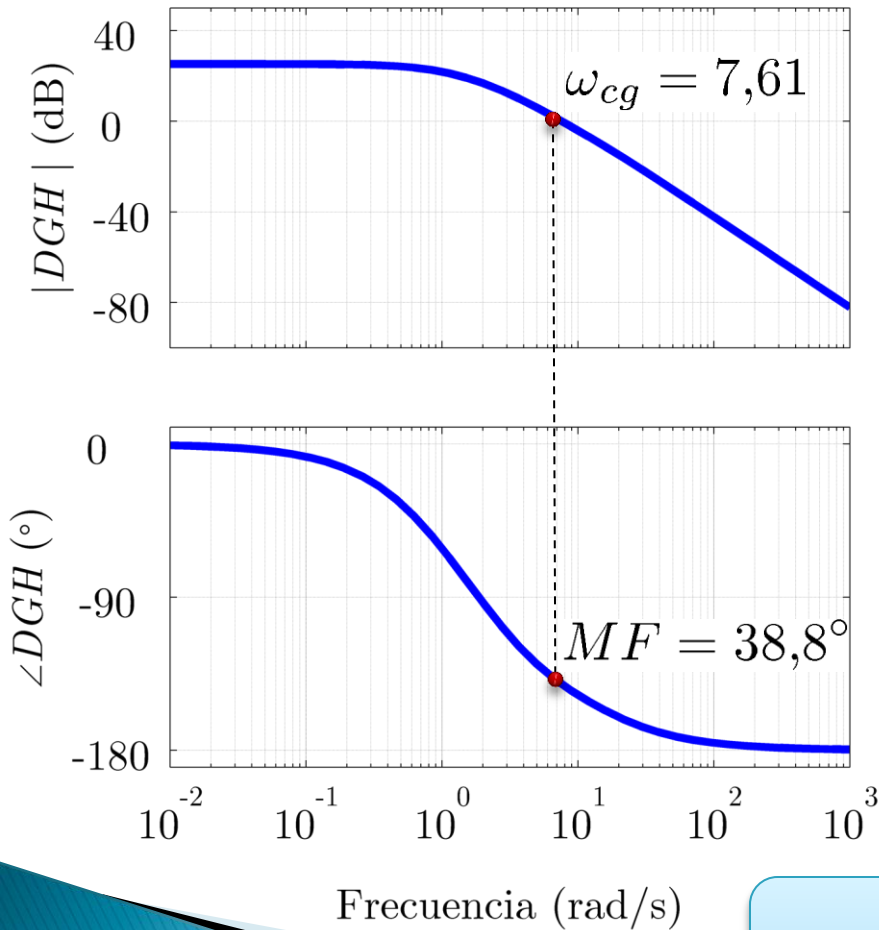
Respuesta a escalón



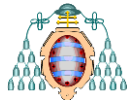
$$D(s) = 13,03 \frac{s + 6,075}{s + 11,52}$$



Ejemplo de discretización



$$F_a(s) = \frac{200}{s + 200}$$



Ejemplo de discretización

$$\omega_m \geq 5 \sim 10 \times \omega_a \longrightarrow \omega_m = 2000 \longrightarrow T = \frac{2\pi}{2000} = 0,0031416$$

Aproximación de Tustin:

$$s \cong \frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$

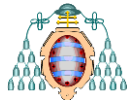
$$Dz = c2d(D,T,'tustin')$$

$$D(s) = 13,03 \frac{s + 6,075}{s + 11,52}$$

$$D(z) = 13,03 \frac{\frac{2}{T} \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 6,075}{\frac{2}{T} \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 11,52} = 13,03 \frac{636,6198 \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 6,075}{636,6198 \frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} + 11,52}$$

$$D(z) = 13,03 \frac{636,6198 - 636,6198z^{-1} + 6,075 + 6,075z^{-1}}{636,6198 - 636,6198z^{-1} + 11,52 + 11,52z^{-1}} = 13,03 \frac{642,6948 - 630,5448z^{-1}}{648,1398 - 625,0998z^{-1}}$$

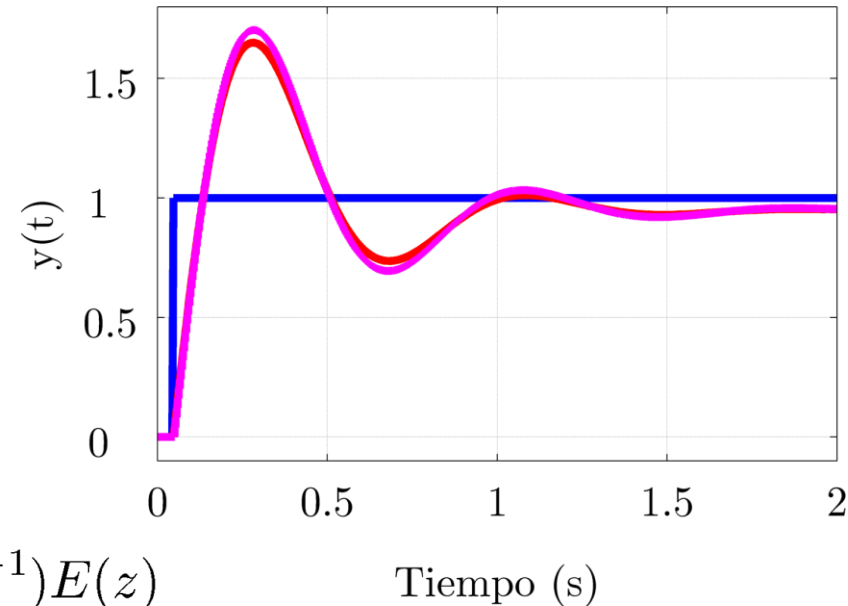
$$D(z) = 12,9205 \frac{1 - 0,9811z^{-1}}{1 - 0,9645z^{-1}}$$



Ejemplo de discretización

$$D(z) = 12,9205 \frac{1 - 0,9811z^{-1}}{1 - 0,9645z^{-1}}$$

$$\frac{U(z)}{E(z)} = 12,9205 \frac{1 - 0,9811z^{-1}}{1 - 0,9645z^{-1}}$$



$$(1 - 0,9645z^{-1})U(z) = 12,9205(1 - 0,9811z^{-1})E(z)$$

$$u_k - 0,9645u_{k-1} = 12,9205(e_k - 0,9811e_{k-1})$$

$$u_k = 0,9645u_{k-1} + 12,9205(e_k - 0,9811e_{k-1})$$