

Certamen #1 – ELO370 – S2 2016

Soluciones

Problema 1.1 (10 puntos) Un sistema de tiempo discreto tiene una función transferencia

$$G(z) = \frac{0,5z^2 - 1,2z + 0,7}{z^2}$$

Grafique la respuesta a un escalón unitario $u[k] = \mu[k]$ con condiciones iniciales iguales a cero.

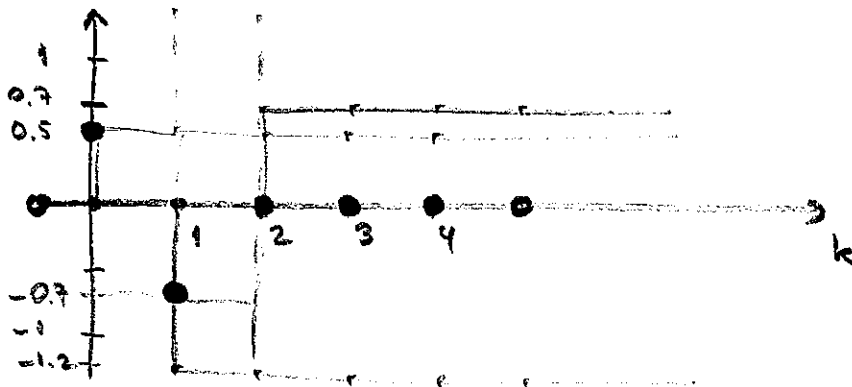
Solución

Note que la ecuación recursiva asociada es

$$y[k] = 0,5 u[k] - 1,2 u[k-1] + 0,7 u[k-2]$$

Por tanto, la respuesta cuando $u[k] = \mu[k]$ es

$$y[k] = 0,5 \mu[k] - 1,2 \mu[k-1] + 0,7 \mu[k-2]$$



pues

k	$0,5 \mu[k]$	$-1,2 \mu[k-1]$	$0,7 \mu[k-2]$	$y[k]$
0	0,5	0	0	0,5
1	0,5	-1,2	0	-0,7
2	0,5	-1,2	0,7	0
3	0,5	-1,2	0,7	0
⋮	⋮	⋮	⋮	⋮

Problema 1.2 (10 puntos) Determine la función transferencia de pulso del modelo muestreado exacto cuando se utiliza un retentor de orden cero para el sistema

$$G(s) = \frac{1}{s^2}$$

$$\mathcal{L}\{t^m\} = \frac{m!}{s^{m+1}}$$

con periodo de muestreo T_s .

$$\mathcal{Z}\{k^m\} = -z \frac{d}{dz} \mathcal{Z}\{k^{m-1}\}$$

Solución

Hay (al menos) dos soluciones:

$$a) G_d(z) = \mathcal{Z}\left\{ \mathcal{L}^{-1}\left\{ \frac{1}{s^3} \right\} \Big|_{t=kT_s} \right\}$$

$$\begin{aligned} \mathcal{L}^{-1}\left\{ \frac{1}{s^3} \right\} &= \frac{t^2}{2!} \Rightarrow G_d(z) = \mathcal{Z}\left\{ \frac{T_s^2}{2!} k^2 \right\} \\ &= \frac{(z-1)^2}{z} \frac{T_s^2}{2!} \left(-z \frac{d}{dz} \mathcal{Z}\{k\} \right) \\ &= \frac{T_s^2}{z!} (z-1) (-1) \frac{d}{dz} \left\{ -z \frac{d}{dz} \frac{z}{z-1} \right\} \\ &= \frac{T_s^2}{z!} (z-1) (-1) \frac{d}{dz} \left\{ \frac{z}{(z-1)^2} \right\} \\ &= \frac{T_s^2}{z!} (z-1) (-1) \frac{[(z-1)^2 - 2z(z-1)]}{(z-1)^4} \\ &= \frac{T_s^2}{z!} \frac{z+1}{(z-1)^2} \end{aligned}$$

$$b) \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = u \\ y = x_1 \end{cases} \quad \begin{cases} \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \\ y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} x \end{cases} \quad = \frac{T_s^2}{z!} \frac{z+1}{(z-1)^2}$$

$$\Rightarrow e^{At} = \mathcal{L}^{-1}\left\{ (sI-A)^{-1} \right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{ \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s \end{bmatrix}^{-1} \right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{ \frac{\begin{bmatrix} s & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix}}{s^2} \right\}$$

$$\Rightarrow e^{At} = \begin{bmatrix} 1 & t \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \Rightarrow A_d = e^{AT_s} = \begin{bmatrix} 1 & T_s \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$B_d = \int_0^{T_s} e^{A_m} B dy = \int_0^{T_s} \begin{bmatrix} m \\ 1 \end{bmatrix} dy = \begin{bmatrix} T_s^2/2 \\ T_s \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow G_d(z) &= C(zI - A_d)^{-1} B_d = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} z-1 & -T_s \\ 0 & z-1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} T_s^2/2 \\ T_s \end{bmatrix} = \frac{\begin{bmatrix} z-1 & T_s \end{bmatrix}}{(z-1)^2} \begin{bmatrix} T_s^2/2 \\ T_s \end{bmatrix} \\ &= \frac{T_s^2}{z!} \frac{z+1}{(z-1)^2} \end{aligned}$$

Problema 1.4 (10 puntos) El modelo muestreado exacto de un sistema usando un retentor de orden cero es

$$G(z) = \frac{b_0}{z - a_0}$$

Determine el modelo muestreado cuando la frecuencia de muestreo se aumenta al doble.

Solución

$G(z)$ es de la forma $\frac{k}{z - e^{aT_s}}$

Al duplicar la frecuencia de muestreo $\tilde{f}_s = 2f_s$
 $\Rightarrow \tilde{T}_s = \frac{1}{\tilde{f}_s} = \frac{1}{2}T_s$

Entonces: i) el polo discreto se desplaza a

$$\tilde{a}_0 = e^{a\tilde{T}_s} = e^{\frac{aT_s}{2}} = \sqrt{a_0}$$

ii) se preserva la ganancia e continua

$$G(s) = \frac{b_0}{1 - a_0}$$

$$\therefore \tilde{G}(z) = \frac{b_0}{1 - a_0} \cdot \frac{1 - \sqrt{a_0}}{z - \sqrt{a_0}}$$

Problema 1.4 (10 puntos) Un sistema de tiempo continuo tiene un modelo

$$G_o(s) = \frac{1}{s+1}$$

Se desea controlar dicho sistema con un controlador digital proporcional $C(z) = K_p$ y usando retentor de orden cero. Determine el período de muestreo T_s y el valor de K_p para que el ancho de banda del lazo cerrado sea aproximadamente de 5 [rad/s].

Solución

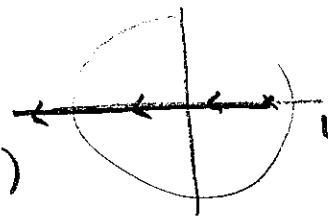
Nota que el modelo muestreado es

$$G_d(z) = \frac{1 - e^{-T_s}}{z - e^{-T_s}}$$

Con un controlador proporcional es posible desplazar el polo de lazo cerrado hacia la izquierda cuanto se desee :

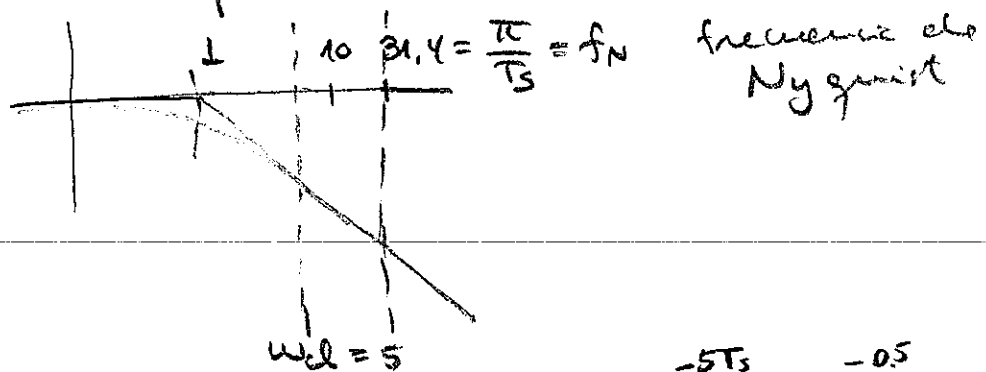
$$A_d(z) = z - e^{-T_s} + K_p(1 - e^{-T_s})$$

polo de lazo cerrado en $e^{-T_s} - K_p(1 - e^{-T_s})$



¡ Hay infinitas soluciones!

Por ejemplo, $T_s = 0.1$ para que en $\tau = 1$ haya 10 muestras
Entonces Bode de la planta discretizada



El polo de lazo cerrado debe estar en $e^{-5T_s} = e^{-0.5}$

$$\Rightarrow K_p = \frac{e^{-T_s} - e^{-5T_s}}{1 - e^{-T_s}} = \frac{e^{-0.1} - e^{-0.5}}{1 - e^{-0.1}}$$

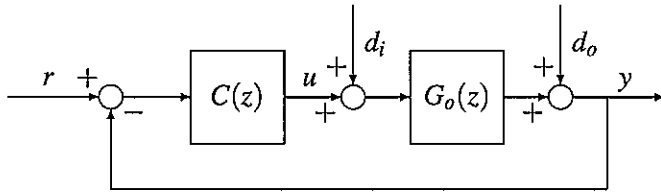


Figura 1: Diagrama de bloques de sistema discreto en lazo cerrado.

Problema 1.4 (10 puntos) En un lazo de control de tiempo discreto como el de la Figura 1

5

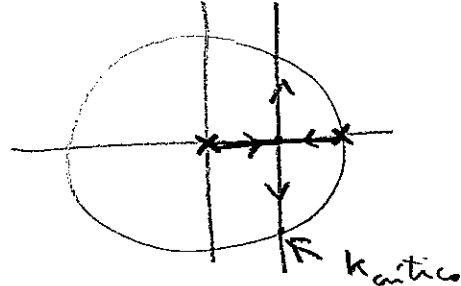
$$C(z) = \frac{Kz}{z-1} \quad G_o(z) = \frac{1}{z^2}$$

Determine el rango de valores de K para los que el lazo es internamente estable.

Solución

$$A(z) = z((z-1)z + k) = z(z^2 - z + k)$$

$$\Rightarrow \text{pólos de lazo cerrado en } z_1 = 0 \text{ y } z_{2,3} = \frac{1}{2} \pm \sqrt{\frac{1}{4} - k}$$



Al menos dos formas de resolver:

(i) El valor $k = k_{\text{critico}}$ corresponde a raíces en

$$-\frac{1}{2} \pm j\frac{\sqrt{3}}{2} \text{ es decir cuando } 1 - 4k = -3 \Leftrightarrow \boxed{k=1}$$

Por tanto $0 < k < 1$

(ii) Por Jury:

z^2	z	1
1	-1	k
k	-1	1
$1-k^2$	$-1+k$	0
$-1+k$	$1-k^2$	0
x		

$$\chi = (1-k^2) = \frac{(-1+k)(-1-k)}{1-k^2}$$

Condiciones

$$i) |1-k^2| > 0 \Rightarrow \boxed{|k| < 1}$$

$$ii) |x| > 0$$

$$\Rightarrow \frac{(1-k)}{1+k} \left[(1+k)^2 - 1 \right] > 0$$

$$\Rightarrow k(k+2) > 0$$

$$\boxed{k > 0} \text{ o } k < -2$$

Problema 1.6 (10 puntos) En un lazo de control de tiempo discreto como el de la Figura 1

$$C(z) = \frac{z}{z-1} \quad G_o(z) = \frac{z-0,8}{z(z-0,9)}$$

Determine si, en estado estacionario, una perturbación de entrada de frecuencia igual a $f_s/4$ es amplificada o atenuada en la salida (f_s es la frecuencia de muestreo en Hertz).

Solución

$$\begin{aligned} S_{\lambda_0}(z) &= \frac{G_o(z)}{1+G_o(z)C(z)} = \frac{(z-1)(z-0,8)}{z(z-0,9)(z-1) + z(z-0,8)} \\ &= \frac{z^2 - 1,8z + 0,8}{z(z^2 - 0,9z + 0,1)} \end{aligned}$$

Para determinar si la perturbación es amplificada o atenuada, se debe calcular

$$|S_{\lambda_0}(e^{j\omega_0 T_s})| \text{ en que } \omega_0 = \frac{1}{4} \omega_s = \frac{1}{4} \frac{2\pi}{T_s}$$
$$\Rightarrow e^{j\omega_0 T_s} = e^{j\frac{\pi}{2}} = j$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow |S_{\lambda_0}(e^{j\omega_0 T_s})| &= |S_{\lambda_0}(j)| \\ &= \left| \frac{-1 - 1,8j + 0,8}{j(-1 - 0,9j + 0,1)} \right| \\ &= \frac{|-0,2 - 1,8j|}{|-0,9 - 0,9j|} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow |S_{\lambda_0}(j)|^2 = \frac{0,04 + (1,8)^2}{2 \cdot 0,81} > 1 \Rightarrow \text{es amplificada.}$$