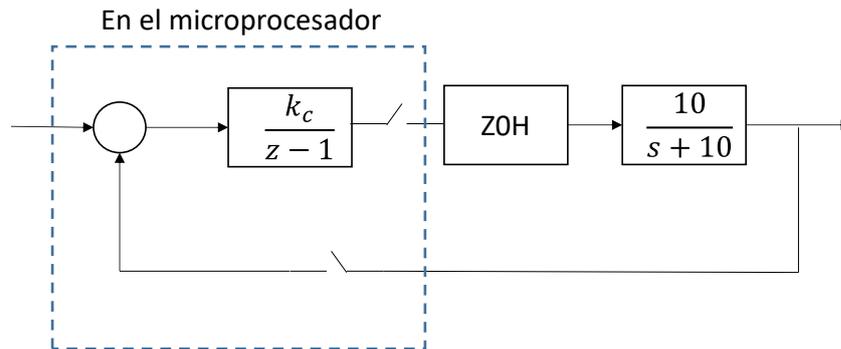


## Segundo Control Fundamentos de Control EL4004

- 1) Un ingeniero de control, al parecer sin formación adecuada, implementa un sistema de control digital considerando solo un elemento integral y una ganancia  $k_c$ . El sistema utiliza una planta, un retentor de orden cero y un controlador que ya está programado. El sistema debe ser analizado utilizando la transformada  $z$  exacta.



- a) Demuestre que el sistema es estable cuando se cumple la condición:

$$1 > k_c \quad (15 \text{ puntos})$$

Donde  $T_s$  es el tiempo de muestreo.

- b) Para una ganancia  $k_c=0.3$ , y un tiempo de muestreo de  $T_s=0.01$ . ¿Cuál es la frecuencia natural y el coeficiente de amortiguamiento de los polos de lazo cerrado?. (15 pts)
- c) Con mucho esfuerzo un ingeniero logra finalmente eliminar el integrador digital de forma que el control es cambiado a un proporcional de ganancia  $k_c$ . El sistema se implementa con un tiempo de muestreo de  $T=0.01$ . Encuentre la ganancia necesaria para obtener un coeficiente de amortiguamiento de  $\zeta=0.5$ . ¿Cuál es la frecuencia natural en este punto?, ¿Cuál es el error del sistema para una entrada escalón unitario?. (30 puntos)

Solución:

### Parte a

- a) Es simple mostrar que la función de lazo abierto de este problema es:

$$GH(z) = \frac{k_c}{(z-1)} \frac{(1 - e^{-10T_s})}{(z - e^{-10T_s})}$$

Donde la ganancia del sistema es  $K_{sist} = k_c(1 - e^{-10T_s})$ . En la figura 1 es posible deducir que:

$$d^2 + \left[ \frac{(1+A)}{2} \right]^2 = 1 \quad \rightarrow \quad d^2 = 1 - \left[ \frac{(1+A)}{2} \right]^2$$

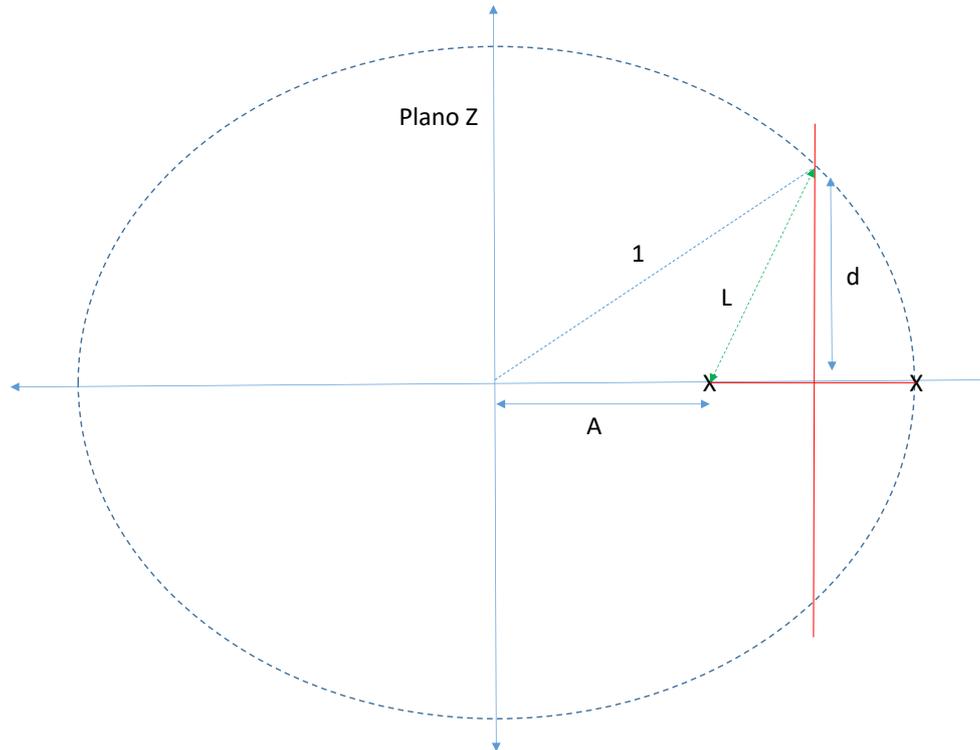


Fig. 1.

Donde  $A = e^{-10T_s}$ . De la figura también se obtiene:

$$\left[\frac{1-A}{2}\right]^2 + d^2 = L^2 \rightarrow L^2 = \left[\frac{1-A}{2}\right]^2 + 1 - \left[\frac{(1+A)}{2}\right]^2$$

Resolviendo lo anterior se llega a:  $L^2 = (1-A) = (1 - e^{-10T_s})$ . De la condición de módulo se tiene que en un sistema estable se cumple:

$$K_{sist} < L^2 \rightarrow k_c(1 - e^{-10T_s}) < (1 - e^{-10T_s})$$

Por lo tanto para mantenerse en el interior del círculo unitario la ganancia  $k_c < 1$ . (siendo estricto con la matemática,  $k_c$  podría ser menor o igual a uno).

### Parte b.

b) Si la ganancia es  $k_c = 0.3$ , entonces se tiene que la nueva distancia  $L$  al punto donde se encuentran los polos de lazo cerrado se puede calcular como:

$$L^2 = k_c(1 - e^{-10T_s}) \rightarrow L^2 = 0.3 * (1 - 0.9048) = 0.0286$$

Donde  $A=0.9048$  para  $T=0.01s$ .

La nueva distancia  $d$ , se obtiene como:

$$d^2 + \left[ \frac{1-A}{2} \right]^2 = 0.0286 \rightarrow d^2 = 0.0286 - 0.0023 \rightarrow d = 0.1620$$

El punto  $z$ , donde se encuentran los polos de lazo cerrado corresponde a:

$$z_{12} = 0.9524 \pm j0.162$$

Utilizando la definición de  $z$  se tiene:

$$z = e^{sT_s} = e^{-\sigma T_s} [\cos(\omega T_s) + j \sin(\omega T_s)] = 0.9524 + j0.162$$

Separando en parte real e imaginaria se tienen dos ecuaciones con dos incógnitas, que entregan como solución:

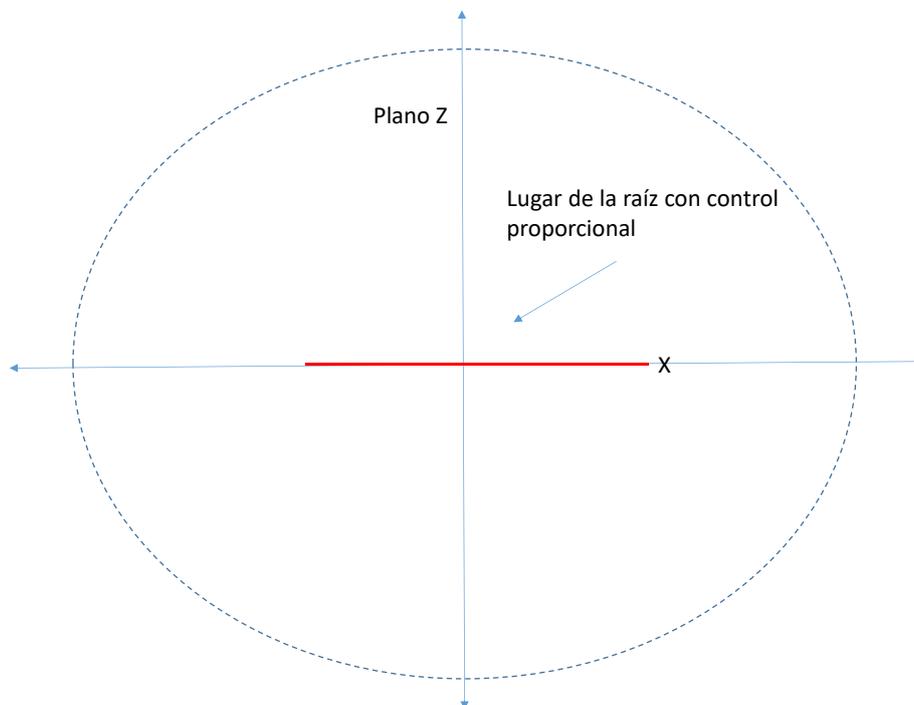
$$\tan(\omega T_s) = \frac{0.162}{0.9524} \rightarrow \omega = 16.848 \text{ rads}^{-1}.$$

Y  $\sigma=3.45$ . Por lo tanto la frecuencia natural es de  $17.2 \text{ rads}^{-1}$  y el coeficiente de amortiguamiento es de aproximadamente 0.2.

### Parte c.

Esta es la parte que conceptualmente puede crear problemas.

Si es el controlador es proporcional entonces el lugar de las raíces en  $z$  no tiene polos con parte imaginaria distinta a cero.



Utilizando nuevamente la definición de  $z$  se tiene que:

$$\sigma_z \pm j\omega_z = e^{-\sigma T_s} [\cos(\omega T_s) + j\sin(\omega T_s)]$$

Donde  $\sigma_z$  y  $\omega_z$  son variables del plano  $z$ , y  $\sigma$ ,  $\omega$  son variables del plano  $s$ . A su vez, en el dibujo se cumple que  $\omega_z=0$  y  $\sigma_z<0$ . La solución de este sistema de ecuaciones es que  $\cos(\omega T_s) < 0$  y  $\sin(\omega T_s) = 0$ . Finalmente se llega a:

$$\omega T_s = \pi \rightarrow \omega = \frac{\pi}{T_s} = 314.15 \text{ rads}^{-1}$$

Si  $\zeta=0.5$ , entonces es simple calcular el valor de  $\sigma$  como:  $\sigma = \omega/\tan[\cos^{-1}(\zeta)] = 181.38 \text{ rads}^{-1}$ . Por lo tanto la frecuencia natural es  $\omega_n=362.76 \text{ rad/seg}$ .

Utilizando la definición de  $z$  se llega a  $\sigma_z=-0.1630$ . La ganancia se calcula utilizando la condición de módulo como:

$$k_c(1 - e^{-10T_s}) = (e^{-10T_s} + 0.1630) \rightarrow k_c = 11.22$$