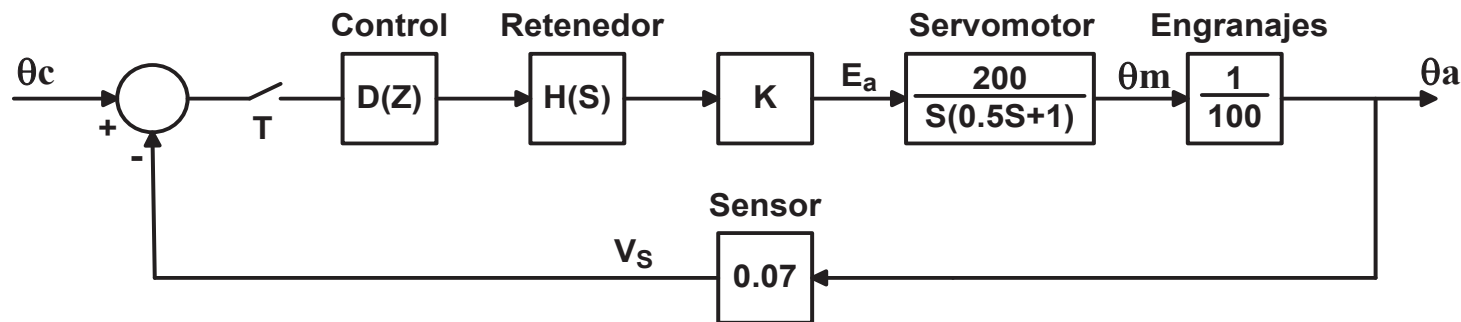


## EJEMPLO FTP EN LAZO CERRADO

La figura representa el sistema de control para una de las articulaciones de un robot. a) Si la entrada al sensor es el ángulo  $\theta_a$  en grados y el movimiento de la articulación está restringido de  $0^\circ$  a  $270^\circ$ , determinar el rango de la salida del sensor. b) Determinar la función de transferencia del sistema en lazo cerrado cuando  $K = 2.4$  y  $D(z) = 1$ . Asuma que  $T = 0.1$  s. c) Obtener  $\theta_a(kT)$  cuando la entrada es  $\theta_c = 5$  V.Cuál será el valor final de  $\theta_a$ ?



a) Para  $\theta_a = 0^\circ$   $V_s = 0.07 * 0 = 0$  Para  $\theta_a = 270^\circ$   $V_s = 0.07 * 270 = 18.9$  V

El rango de la salida del sensor es de 0 a 18.9 V

# EL PLANO Z Y SU RELACIÓN CON EL PLANO S

En los sistemas de control en tiempo continuo, la localización de los polos y de los ceros en el plano  $S$  permite establecer el comportamiento dinámico del sistema.

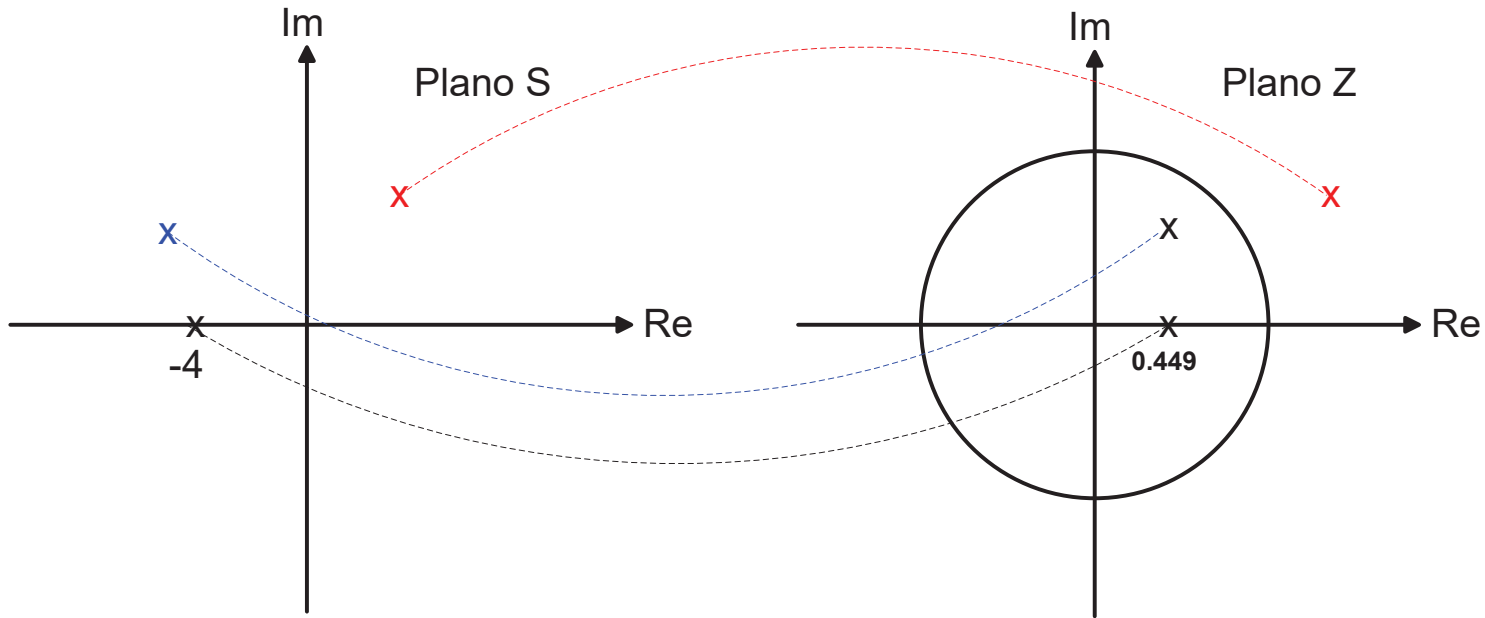
En los sistemas de control en tiempo discreto, la ubicación de los polos y de los ceros en el plano  $z$  posibilita analizar el desempeño del sistema discreto.

TRANSFORMADA DE LAPLACE	TRANSFORMADA $z$
$\mathcal{L}\{f(t)\} = F(S) = \int_0^{\infty} f(t)e^{-St} dt$	$\mathfrak{Z}\{(t)\} = \mathfrak{Z}\{(kT)\} = F(z) = \sum_0^{\infty} f(kT)z^{-k}$
$t$	$kT$
$e^{-St}$	$z^{-k}$
$e^{ST}$	$z$

Cuando en el proceso se involucra un muestreo por impulsos, las variables complejas  $z$  y  $S$  se relacionan, mediante la ecuación:

$$z = e^{ST}$$

# MAPEO DE POLOS Y CEROS EN EL PLANO S Y Z



Para un polo en el plano  $S$  ubicado en  $S = -4$ , y periodo de muestreo  $T = 0.2$  s, la ubicación del polo correspondiente en el plano  $z$  es  $z = 0.449$

$$z = e^{ST} = e^{-4 \cdot 0.2} \quad z = 0.449$$

# SISTEMA DE PRIMER ORDEN

La función de transferencia de un sistema de primer orden con retardo es:

$$G_P(S) = \frac{K e^{-\theta S}}{\tau S + 1}$$

$K$  = Ganancia del sistema

$\tau$  = Constante de tiempo

$\theta$  = Retardo o tiempo muerto

La ecuación característica es:

$$\tau S + 1 = 0$$

$$S = -\frac{1}{\tau}$$

$$z = e^{ST}$$

Por lo tanto:

$$z = e^{-\frac{T}{\tau}}$$

$$\tau = -\frac{T}{\ln|z|}$$

# SISTEMA DE SEGUNDO ORDEN

Para un sistema de segundo orden, con función de transferencia dada por:

$$G(S) = \frac{Kw_n^2}{S^2 + 2\xi w_n S + w_n^2} \quad \left\{ \begin{array}{l} w_n = \text{Frecuencia natural} \\ \xi = \text{Coeficiente de amortiguamiento} \\ K = \text{Ganancia del sistema} \end{array} \right.$$

Las raíces de la ecuación característica:  $S^2 + 2\xi w_n S + w_n^2 = 0$  son:

$$S_{1,2} = -\xi w_n \pm jw_n \sqrt{1 - \xi^2}$$

Utilizando la ecuación  $z = e^{ST}$  y teniendo en cuenta que  $e^{\pm j\alpha} = \cos\alpha \pm j\sin\alpha$ :

$$z = e^{-\xi w_n T} \angle \pm w_n T \sqrt{1 - \xi^2} = |z| \angle \pm \theta$$

Haciendo  $w_d = w_n \sqrt{1 - \xi^2}$ , la ecuación anterior se transforma en:

$$z = e^{-\xi w_n T} \angle \pm w_d T$$

El ángulo  $w_d T$  está dado en radianes. Para darlo en grados:

$$|z| = e^{-\xi w_n T}$$

$$\theta = 57.3 w_n T \sqrt{1 - \xi^2}$$

## EJEMPLO

Para los sistemas de control de tiempo discreto, con periodo de muestreo  $T = 1.5$  s

$$a) G_1(z) = \frac{2}{z - 0.5} \quad b) G_2(z) = \frac{0.6z}{z^2 - 1.2z + 0.4} \quad c) G_3(z) = \frac{0.2z}{(z - 0.6)(z^2 - 1.4z + 0.6)}$$

Determinar la constante de tiempo y la ganancia DC.

**a) Para el sistema:**  $G_1(z) = \frac{2}{z - 0.5}$

Ecuación característica:  $z - 0.5 = 0$  Raíces de la ecuación característica:  $z = 0.5$

Constante de tiempo:  $\tau = -\frac{T}{\ln|z|} \quad \tau = -\frac{1.5}{\ln|0.5|} \quad \tau = 2.16 \text{ s.}$

Ganancia DC  $K_{DC} = \lim_{z \rightarrow 1} G(z) \quad K_{DC} = \lim_{z \rightarrow 1} \frac{2}{z - 0.5} \quad K_{DC} = 4$

**b) Para el sistema:**  $G_2(z) = \frac{0.6z}{z^2 - 1.2z + 0.4}$

Ecuación Característica:  $z^2 - 1.2z + 0.4 = 0$  Raíces:  $z = 0.6 \pm j0.2$

$$|z| = \sqrt{Re^2 + Im^2} \quad |z| = \sqrt{0.6^2 + 0.2^2} \quad |z| = 0.632$$

Constante de tiempo:  $\tau = -\frac{T}{\ln|z|} \quad \tau = -\frac{1.5}{\ln|0.632|} \quad \tau = 3.26 \text{ s.}$

Ganancia DC  $K_{DC} = \lim_{z \rightarrow 1} \frac{0.6z}{z^2 - 1.2z + 0.4} \quad K_{DC} = 3$

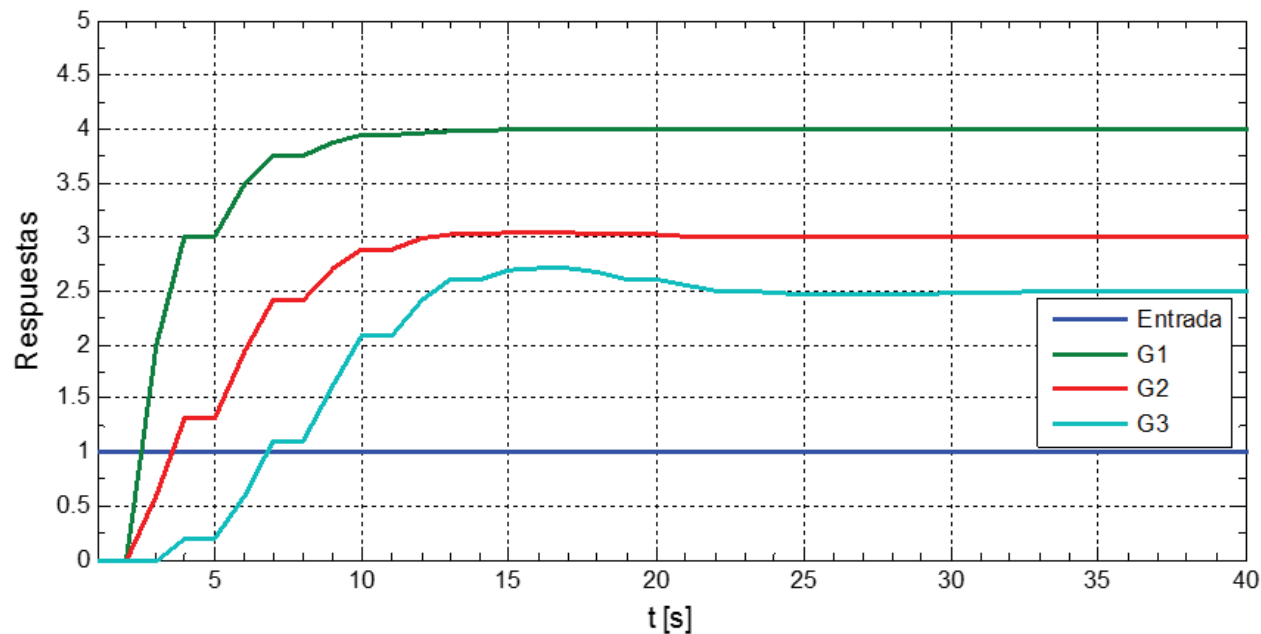
## CONTINUACIÓN EJEMPLO

c) Para el sistema:  $G_3(z) = \frac{0.2z}{(z-0.6)(z^2-1.4z+0.6)}$

Ecuación característica:  $(z - 0.6)(z^2 - 1.4z + 0.6) = 0$  Raíces:  $z = 0.6$   $z = 0.7 \pm 0.5567j$

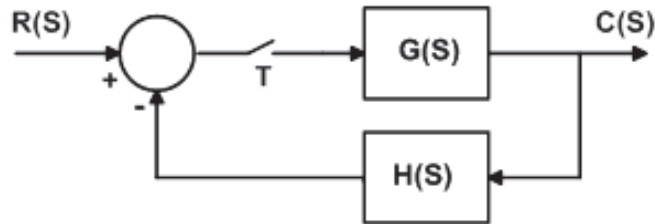
Constante de tiempo:  $\tau = -\frac{1.5}{\ln|0.6|} - \frac{1.5}{\ln|0.8943|}$   $\tau = 16.36 \text{ s}$

Ganancia:  $K_{DC} = 2.5$



# ANÁLISIS DE ESTABILIDAD DE SISTEMAS DISCRETOS

Para el sistema de control en tiempo discreto de la figura, la función de transferencia de pulso en lazo cerrado está dada por:



$$G_w(z) = \frac{C(z)}{R(z)} = \frac{G(z)}{1 + GH(z)}$$

La ecuación característica del sistema es:

$$1 + GH(z) = 0$$

Si  $z$  es una raíz de la ecuación característica y teniendo en cuenta que

$$z = e^{ST}$$

Si $S < 0$	Entonces:	$z < 1$	El sistema es estable
Si $S = 0$	Entonces:	$z = 1$	El sistema es críticamente estable
Si $S > 0$	Entonces:	$z > 1$	El sistema es inestable



## CONDICIONES DE ESTABILIDAD DE UN SISTEMA DISCRETO

- El sistema es estable si todos sus polos de lazo cerrado están ubicados dentro del círculo unitario del plano  $z$ . Cualquier polo de lazo cerrado localizado fuera del círculo unitario genera un sistema inestable.
- Un polo simple o un solo par de polos complejos conjugados ubicados sobre el círculo unitario ( $|z| = 1$ ), hace que el sistema sea críticamente estable. Polos múltiples ubicados sobre el círculo unitario hacen que el sistema sea inestable.
- Los ceros de lazo cerrado no afectan la estabilidad del sistema.

