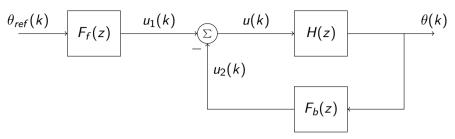
Control Computarizado - Estabilidad relativa de sistemas discretas

Kjartan Halvorsen

2020-07-07

Algebra en diagramas de bloque



Usando

$$U(z) = U_1(z) - U_2(z) = F_f(z)\Theta_{ref}(z) - F_b(z)\Theta(z), \quad \mathsf{y}$$
 $\Theta(z) = H(z)U(z), \quad \mathsf{obtenemos}$ $\Theta(z) = \underbrace{\frac{F_f(z)H(z)}{1 + F_b(z)H(z)}}_{H_cz}\Theta_{ref}(z).$

Estabilidad del sistem an lazo cerrado

$$\Theta(z) = \underbrace{\frac{F_f(z)H(z)}{1+F_b(z)H(z)}}_{H_{cz}}\Theta_{ref}(z).$$

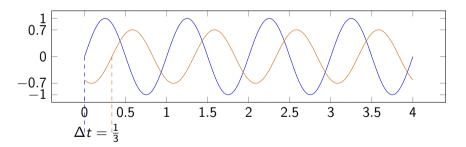
Estabilidad requiere que todos los polos del sistema, es decir las soluciones de la ecuación característica

$$1+F_b(z)H(z)=0$$

están en el interior del circulo unitario del plano z.

Sinusoide entra - sinusoide sale

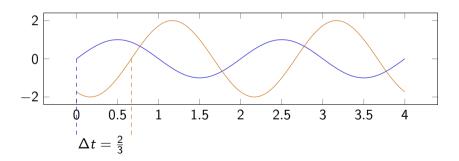
$$u(t) = \sin(\omega_1 t) \qquad y(t) = |G(i\omega_1)| \sin(\omega_1 t + \arg G(i\omega_1))$$



$$\omega_1 = \frac{2\pi}{T} = 2\pi$$
, $|G(i\omega_1)| = 0.7$, arg $G(i\omega_1) = -\omega_1 \Delta t = -2\pi \frac{1}{3} = -\frac{2\pi}{3}$

Sinusoide entra - sinusoide sale

$$u(t) = \frac{\sin(\omega_1 t)}{G(s)} \qquad y(t) = \frac{|G(i\omega_1)|\sin(\omega_1 t + \arg G(i\omega_1))}{g(s)}$$



$$\omega_1=rac{2\pi}{T}=$$
 , $|G(i\omega_1)|=$, arg $G(i\omega_1)=-\omega_1\Delta t=$

Si el cambio de fase es π

$$G_o(i\omega_1) = -1$$
, $|G_o(i\omega_1)| = 1$, $\arg G_o(i\omega_1) = -\pi$

$$u(t) = \sin(\omega_1 t) \qquad \qquad y(t) = \sin(\omega_1 t - \pi) = -\sin(\omega_1 t)$$

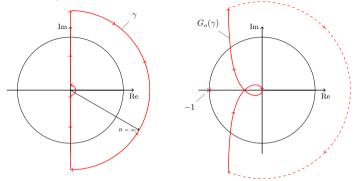
Función de transferencia del sistema de lazo cerrado: $G_c(s) = \frac{G_o(s)}{1+G_o(s)}$

Queremos

$$1 + G_o(i\omega) \neq 0, \quad \forall \omega$$

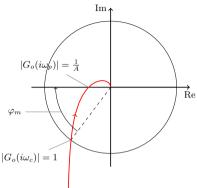
Si no, el sistema en lazo cerrado tendrá polos en el eje imaginario.

Criterion (simplificado) de Nyquist en el plano s



Si la gananzia del lazo abierto ($loop\ gain$) $G_o(s)$ no tiene polos en el semiplano derecho (ningun polo inestable), entonces el sistem en lazo cerrado será estable si la curva de Nyquist no rodea el punto s=-1. El punto s=-1 debe quedarse al lado izquierdo (afuera) de la curva de Nyquist cuando "caminamos" a lo largo de la curva.

Márgenes de estabilidad relativa

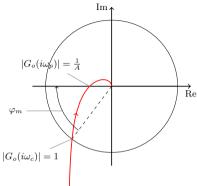


- ▶ Cross-over frequency: The frequency ω_c for which $|G_o(i\omega)| = 1$.
- Phase margin: The angle φ_m to the negative real axis for the point where the Nyquist curve intersects the unit circle.

$$\varphi_m = \arg G_o(i\omega_c) - (-180^\circ) = \arg G_o(i\omega_c) + 180^\circ$$



Márgenes de estabilidad relativa



- ▶ phase-cross-over frequency: The frequency ω_p for which arg $G_o(i\omega) = -180^\circ$.
- ▶ Gain margin: The gain K = A that would make the Nyquist curve of $KG_o(i\omega h)$ go through the point -1 + i0. This means that

$$|G_o(i\omega_p h)| = \frac{1}{A}.$$

Efecto de muestreo y retención a los márgenes de estabilidad

$$G(s) = \frac{1}{s^2 + 1.4s + 1}$$
 $\stackrel{h=0,4}{\longrightarrow}$ $H(z) = \frac{0.066z + 0.055}{z^2 - 1.450z + 0.571}$

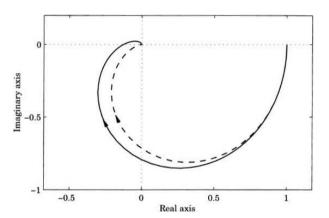


Figure 3.3 The frequency curve of (3.6) (dashed) and for (3.6) sampled with zero-order hold when h = 0.4 (solid).



Efecto de muestreo y retención a los márgenes de estabilidad

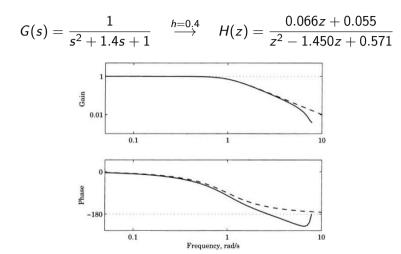


Figure 3.4 The Bode diagram of (3.6) (dashed) and of (3.6) sampled with zero-order hold when h=0.4 (solid).

Selección del tiempo de muestreo

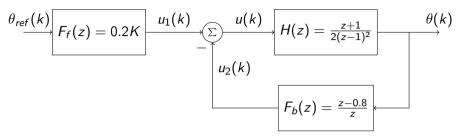
Se puede usar el cambio en el márgen de fase causada por el muestreo para determinar un tiempo de muestreo adecuado. Dado ω_c y un máximo cambio negative en el márgen de fase $\Delta\varphi\approx 5^\circ-15^\circ\approx 0.09 {\rm rad}-0.26 {\rm rad}$ (una "regla de oro").

$$\begin{array}{c} \text{ROC} \\ u_s(t) & \overbrace{G_{ROC}(s) = \frac{1 - \mathrm{e}^{-sh}}{s} \approx \mathrm{e}^{-s\frac{h}{2}}} & u(t) \\ \\ \text{arg } G_{ROC}(i\omega_c) \approx \text{arg } \mathrm{e}^{-i\omega_c\frac{h}{2}} = -\omega_c\frac{h}{2} \approx -0.09 \text{rad } -0.26 \text{rad} \end{array}$$

Actividad Usa la *regla de oro* arriba para calcular un tiempo de muestreo si $\omega_c=20~{\rm rad/s}$ y $\Delta\varphi=0.2~{\rm rad}$.

El criterion de Jury

Estabilidad para el control del brazo del disco duro



Ecuación característica

$$1 + H(z)F_b(z) = 0$$
$$1 + \frac{z+1}{2(z-1)^2}K\frac{z-0.8}{z} = 0$$
$$(z-1)^2z + \frac{K}{2}(z+1)(z-0.8) = 0$$

Tenemos el polinomio característico

$$z^3 - 2z^2 + z + \frac{K}{2}(z^2 + 0.2z - 0.8) = z^3 + (0.5K - 2)z^2 + (1 + 0.1K)z - 0.4K$$

El método de Jury se usa para analisar si un polynomio tiene todos sus raíces en el interior del círculo unitario

Es similar al método de Routh-Hurwitz de sistemas continuosos.

Considera el sistema

$$H(z)=\frac{B(z)}{A(z)}.$$

Es estable? Tenemos que investigar si los raíces del denominador están en el interior del círculo unitario.

La idea es investigar ciertas relaciónes algebraicas entre los coeficientes del polinomio $A(z) = a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_n$.

Las dos filas primeras son los coeficients de A(z). La tercera fila se obtiene eliminando el último elemento de la fila una: Multiplica fila 2 por $\alpha_n = \frac{a_n}{a_0}$ y subtrae de la fila 1. Se repita el procedimiento hasta que solamente el primer elemento de la fila no es cero.

Con
$$A(z) = a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_n$$
, forma la tabla

El criterión dice que todos los raíces de A(z) están en el interior del circulo unitario, sí, y solo sí todos los elementos a_0^k el el primer columno tienen el mismo signo.

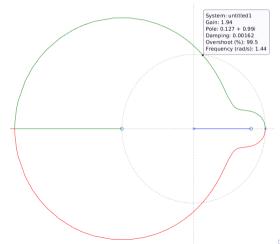
Hay pruebas preliminares de estabilidad que podemos utilizar:

- 1. A(1) > 0
- 2. $(-1)^n A(-1) > 0$
- 3. $|a_0^k| > |a_k^k|$

Ejemplo - control del brazo del disco duro

Polinomio característico

$$A(z) = z^3 + (0.5K - 2)z^2 + (1 + 0.1K)z - 0.4K$$



Polinomio característico

$$A(z) = z^3 + (0.5K - 2)z^2 + (1 + 0.1K)z - 0.4K$$

Aplica las pruebas preliminares 1 y 2:

- 1. A(1) > 0
- 2. $(-1)^n A(-1) > 0$

Polinomio característico

$$A(z) = z^3 + (0.5K - 2)z^2 + (1 + 0.1K)z - 0.4K$$

Aplica las pruebas preliminares 1 y 2:

- 1. A(1) > 0
- 2. $(-1)^n A(-1) > 0$

$$(-1)^3 A(-1) = -\left((-1)^3 + (0.5K - 2)(-1)^2 + (1 + 0.1K)(-1) - 0.4K\right) \tag{1}$$

$$= 1 - (0.5K - 2) + (1 + 0.1K) + 0.4K > 0$$
 (2)

$$=4>0$$
, Holds for all K (3)

Actividad Aplica prueba 1!

Tenemos el polinomio característico $eA(z)=z^3+(0.5K-2)z^2+(1+0.1K)z-0.4K$. La tabla sería

Para estabilidad necesitamos

$$\frac{-0.16 {\it K}^2+1>0}{{\it K}(0.0144 {\it K}^3-0.28 {\it K}^2+1.21 {\it K}-1.4)}{0.16 {\it K}^2-1}>0$$



Para estabilidad necesitamos

$$-0.16K^2 + 1 > 0 \quad \Rightarrow \quad K < \sqrt{\frac{1}{0.16}} = 2.5$$

Asumiendo 0 < K < 2.5

$$0.0144K^3 - 0.28K^2 + 1.21K - 1.4 < 0$$
 \Rightarrow $x < \frac{35}{18} \approx 1.94$

El sistema en lazo cerrado será estable si

Ejercicio - estabilidad de sistemas de segunda orden

Polinomio característico

$$A(z)=z^2+a_1z+a_2$$

Actividad Forma la tabla de Jury, y determina los valores de a y b que da raíces dentro del circulo unitario.

Puedes utilizar

$$1-a_2^2-\frac{a_1^2(1-a_2)}{1+a_2}=\frac{(1-a^2)(1+a_2)-a_1^2(1-a_2)}{1+a_2}=\frac{1-a_2}{1+a_2}\big((1+a_2)^2-a_1^2\big)$$

Ejercicio - Solución

Polinomio característico

$$A(z) = z^2 + a_1 z + a_2$$
 $1 \qquad a_1 \qquad a_2$
 $a_2 \qquad a_1 \qquad 1$
 $1 - a_2^2 \qquad a_1(1 - a_2) \qquad 0$
 $a_1(1 - a_2 \qquad 1 - a_2^2 \qquad 0$
 $1 - a_2^2 - \frac{a_1^2(1 - a_2)}{1 + a_2} \qquad 0$

Los raíces van a estar adentro del circulo unitario si

$$1 - a_2^2 > 0 \quad \Rightarrow \quad -1 < a_2 < 1$$
 $\frac{1 - a_2}{1 + a_2} ((1 + a_2)^2 - a_1^2) > 0$

Ejercicio - Solución

Con $-1 < a_2 < 1$ la fraccion en

$$\frac{1-a_2}{1+a_2}\big((1+a_2)^2-a_1^2\big)>0$$

siempre va a ser positiva.

$$(1+a_2)^2-a_1^2>0 \quad \Rightarrow \quad egin{cases} 1+a_2>a_1, & a_1>0, \ 1+a_2>-a_1, & a_1<0 \end{cases}.$$

Los raíces del polinomio $A(z) = z^2 + a_1z + a_2$ están adentro del circulo unitario si

$$a_1 < 1$$
 $a_2 > -1 + a_1$
 $a_2 > -1 - a_1$

Ejercicio - graficar

Los raíces del polinomio $A(z) = z^2 + a_1z + a_2$ están adentro del circulo unitario si

$$a_2 < 1$$
 $a_2 > -1 + a_1$
 $a_2 > -1 - a_1$

Dibuja la region definida por las inequalidades

