Control Computarizado - PID digital

Kjartan Halvorsen

2020-07-09

Discretización de un controlador continuo

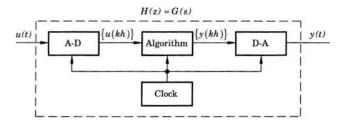


Figure 8.1 Approximating a continuous-time transfer function, G(s), using a computer.

- Dado un controlador obtenido de un diseño en tiempo continuo
- ► Es necesario discretizarlo para implementar en una computadora

Métodos de discretización

Introduciendo el operador diferencial: p $f(t) = \frac{d}{dt}f$

1. Euler (diferencia hacia adelante) p $\approx \frac{q-1}{h}$. Substituir

$$s=\frac{z-1}{h}$$

en F(s) para obtener

$$F_d(z) = F(s')|_{s'=\frac{z-1}{h}}.$$

2. Euler hacia atras p $\approx \frac{1-q^{-1}}{h} = \frac{q-1}{hq}$. Substituir

$$s=\frac{z-1}{zh}$$

en F(s) para obtener

$$F_d(z) = F(s')|_{s'=\frac{z-1}{zh}}$$
.

Métodos de discretización

3. El método de Tustin (transformada bilineal). Substituir

$$s = \frac{2}{h} \frac{z - 1}{z + 1}$$

en F(s) para obtener

$$F_d(z) = F(s')|_{s'=\frac{2}{h}\cdot \frac{z-1}{z+1}}.$$

4. Discretización invariante a la rampa. Similar a discretización con ROC. La transformada z de una rampa es $\frac{zh}{(z-1)^2}$ y su transformada de Laplace $1/s^2$. La discretización es dado por

$$F_d(z) = \frac{(z-1)^2}{zh} \mathcal{Z} \left\{ \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{F(s)}{s^2} \right\} \right\}.$$

Mapeo de la región estable del plano s

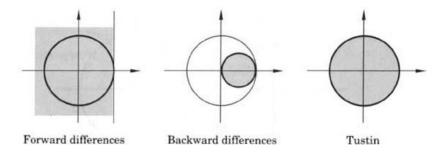
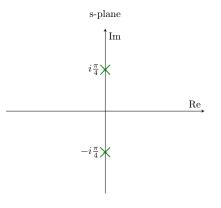


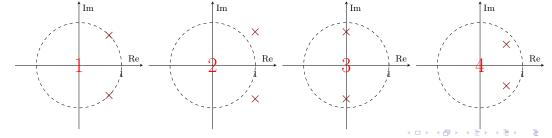
Figure 8.2 Mapping of the stability region in the *s*-plane on the z-plane for the transformations (8.4), (8.5), and (8.6).

Åström and Wittenmark Computer-controlled systems

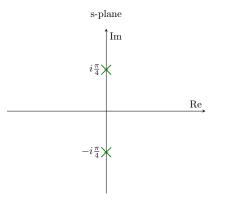
Forward difference exercise



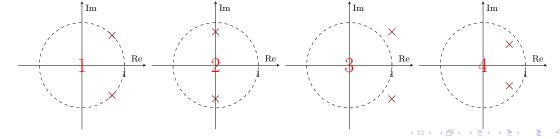
Which of the below figures shows the correct mapping of the continuous-time poles using the **forward difference** z = 1 + sh with h = 1?



Backward difference exercise



Which of the below figures shows the correct mapping of the continuous-time poles using the backward difference $z = \frac{1}{1-sh}$ with h = 1?



PID tipo ISA

ISA - International Society of Automation

$$F(s) = K\left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s\right)$$

Con filtro pasobajo para el parte derivativo

$$F(s) = K\left(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1}\right), \quad N \approx 3 - 10$$

PID tipo ISA - parte derivativo

$$F(s) = K\left(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1}\right), \quad N \approx 3 - 10$$

Actividad en pares Dibuja el diagrama de Bode (solo la magnitiúd) del parte derivativo

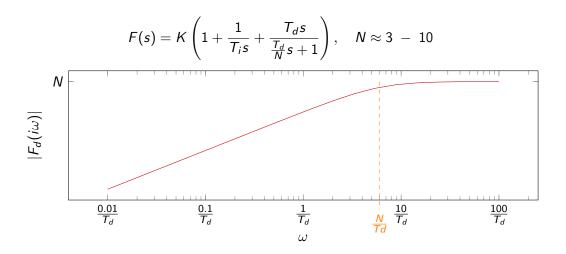
$$F_d(s) = \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1}$$

usando las approximaciones de baja y alta frecuencia

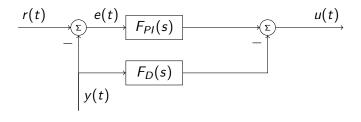
$$\omega$$
 small: $F_d(i\omega) \approx T_d i\omega$

$$\omega \text{ large: } F_d(i\omega) \approx \frac{T_d i\omega}{\frac{T_d}{N} i\omega} = N$$

PID tipo ISA - parte derivativo, solución

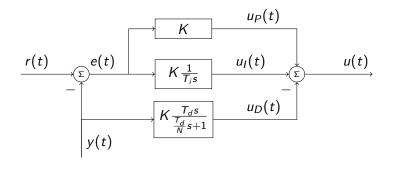


PID con accción derivada sobre la variable de proceso



$$U(s) = \underbrace{K\left(1 + \frac{1}{T_i s}\right)}_{F_{PI}(s)} E(s) - \underbrace{\frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1}}_{F_D} Y(s)$$

Discretización común del PID



$$U(s) = U_P(s) + U_I(s) - U_D(s) = KE(s) + K \frac{1}{T_i s} E(s) - \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1} Y(s)$$

Sintonización de un PID

El idéa