### Control Computarizado - Sintonización de PID

Kjartan Halvorsen

2020-07-13

#### Varias respuestas muy buenas

#### A mejorar

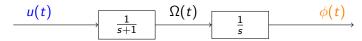
▶ Profesor: Dar instrucciones más claras

► Estudiantes: Leer bien las instrucciones

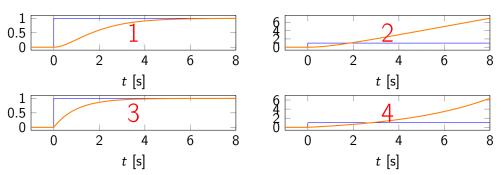
$$e^x = -1$$
$$x = \ln(-1) = ?$$

$$e^{i\pi} = -1$$
$$\ln(-1) = i\pi$$

Respuesta al escalón de un motor DC



Cuál es el respuesto al escalón correcto del sistema?



Problema 1

$$H_1(z) = \frac{0.035(z + 0.88)}{(z - 1)(z - 0.67)}, \qquad h = 0.2$$

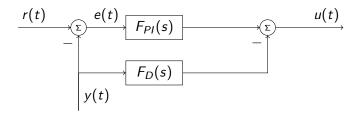
Polos en

$$z = 1$$
  $s = \frac{\ln 1}{h} = 0$   
 $z = 0.67$   $s = \frac{\ln 0.67}{h} = -2.0$ 

El polo en z=1 está ubicado justamente sobre el circulo unitario y no en el interior. El sistema no es estable.

# PID - repetición

# PID con accción derivada sobre la variable de proceso



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

#### Sintonización de un PID

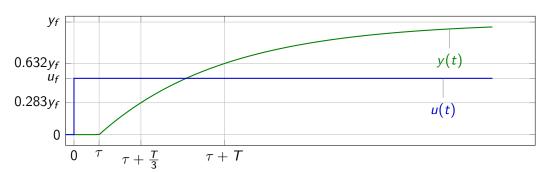
El idéa En forma experimental obtener unos pocos valores que capturan la dinámica del proceso. Usar una tabla predefinida para obtener las ganancias del PID dado estos valores.

Hay varios métodos. Ver el libro de texto y referencias incluidas.

### Sintonización de un PID - método de Smith & Corripio

Asuminedo modelo de proceso de primer orden con constante de tiempo  ${\mathcal T}$  y retraso  ${ au}$ 

$$Y(s) = \frac{K_c e^{-s\tau}}{sT + 1} U(s) \quad \stackrel{U(s) = \frac{u_f}{s}}{\Longrightarrow} \quad y(t) = u_f K_c \left(1 - e^{-\frac{t - \tau}{T}}\right) u_s (t - \tau)$$



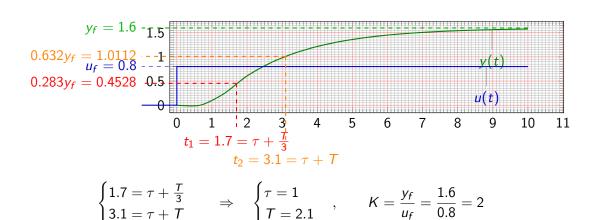
t

$$y_f = \lim_{t \to \infty} y(t) = u_f K \quad \Rightarrow \quad K = \frac{y_f}{u_f}.$$



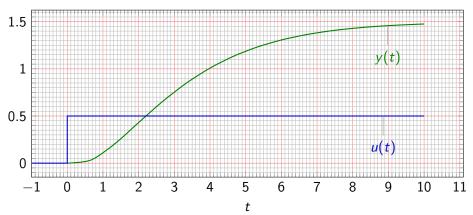
### Método de Smith & Corripio - ejemplo

$$Y(s) = \frac{K e^{-s\tau}}{sT + 1} U(s) \quad \stackrel{U(s) = \frac{u_f}{s}}{\Longrightarrow} \quad y(t) = u_f K \left(1 - e^{-\frac{t - \tau}{T}}\right) u_s(t - \tau)$$



#### Método de Smith & Corripio - ejercicio

Actividad En grupos de dos: Comparte pantalla con esta diapositiva. Marca  $y_f$ ,  $0.632y_f$ ,  $0.283y_f$ ,  $u_f$ ,  $t_1$  y  $t_2$ . Determina los parametros del modelo de primer orden con retraso.



Método de Smith & Corripio - solución

### Método de Smith & Corripio - Tabla de Ziegler-Nichols

Dado el modelo

$$G(s) = K \frac{e^{-s\tau}}{sT + 1}$$

Eliga sus parametros PID según la tabla de Ziegler-Nichols (1943)

Controlador	$K_c$	$T_i$	$T_d$
P	$\frac{T}{\tau K}$		
PI	$\frac{0.9T}{ au K}$	$\frac{\tau}{0.3}$	
PID	$\frac{1.2T}{ au K}$	2 au	$\frac{ au}{2}$

Funciona bien cuando

$$0.1 < \frac{\tau}{T} < 0.6.$$

# Tabla de Ziegler-Nichols - ejemplo

$$G(s) = K \frac{e^{-s\tau}}{sT+1} = 2 \frac{e^{-s}}{s2.1+1}$$

Controlador	$K_c$	$T_i$	$T_d$
Р	$\frac{T}{\tau K} = \frac{2.1}{1 \cdot 2} = 1.05$		
PI	$\frac{0.9T}{\tau K} = \frac{0.9 \cdot 2.1}{2} = 0.945$	$\frac{\tau}{0.3} = \frac{1}{3}$	
PID	$\frac{1.2T}{\tau K} = 1.26$	$2\tau=2$	$\frac{ au}{2} = \frac{1}{2}$

Regla de control (PID completo, N = 10):

$$U(s) = K_c \left(1 + \frac{1}{T_i s}\right) E(s) - \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1} Y(s) = 1.26 \left(1 + \frac{1}{2s}\right) E(s) - \frac{0.5 s}{\frac{0.5}{10} s + 1} Y(s)$$

#### Tabla de Ziegler-Nichols - ejercicio

Determina los parametros del PID para el modelo del ejercicio anterior au=1.125, T=2.625.

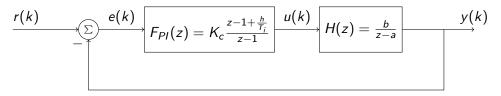
$$G(s) = K \frac{e^{-s\tau}}{sT + 1} =$$

Controlador	K <sub>c</sub>	$T_i$	$T_d$
Р	$\frac{T}{\tau K} =$		
PI	$\frac{0.9T}{\tau K} =$	$\frac{\tau}{0.3}$ =	
PID	$\frac{1.2T}{\tau K} =$	2 au	$\frac{ au}{2} =$

Regla de control (PID completo, N = ?):

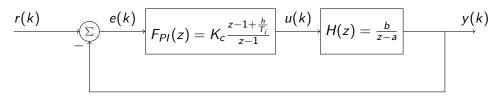
$$U(s) = K_c \left(1 + \frac{1}{T_i s}\right) E(s) - \frac{T_d s}{\frac{T_d}{N} s + 1} Y(s) =$$

### Asignación de polos



Queremos un sistema de lazo cerrado criticalmente amortiguado con dos polos en  $z=\alpha, \quad 0<\alpha<1$ 

#### Asignación de polos



#### Ecuación característica

$$1 + H(z)F_{PI}(z) = 0$$
$$(z - 1)(z - a) + K_c b(z - 1 + h/T_i) = 0$$

#### Polinomio característico

$$\underbrace{(z-1)(z-a) + \mathcal{K}_c b(z-1+h/T_i)}_{\text{parametrizado}} = \underbrace{(z-\alpha)^2}_{\text{deseado}}$$

#### Asignación de polos

$$F_{PI}(z) = K_c \frac{z-1+\frac{h}{T_i}}{z-1} \underbrace{u(k)}_{H(z) = \frac{b}{z-a}} \underbrace{y(k)}_{Y(z) = \frac{b}{z-a}}$$

#### Polinomio característico

$$\underbrace{z^2 - (1 + a - K_c b)z + K_c b(h/T_i - 1) + a}_{\text{parametrizado}} = \underbrace{z^2 - 2\alpha z + \alpha^2}_{\text{deseado}}$$

$$1 + a - K_c b = 2\alpha \quad \Rightarrow \quad K_c = \frac{1 + a - 2\alpha}{b}$$

$$K_c b (h/T_i - 1) + a = \alpha^2 \quad \Rightarrow \quad \frac{1}{T_i} = \frac{1}{h} \left( 1 + \frac{\alpha^2 - a}{K_c b} \right) = \frac{1}{h} \left( \frac{(\alpha - 1)^2}{1 + a - 2\alpha} \right)$$