#### Clase 6 - Control PID

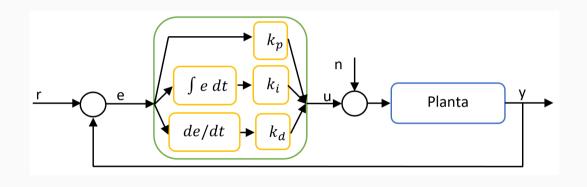
Facultad de Ingeniería, Universidad de Buenos Aires Laboratorio de Control Automático (86.22) Dr. Ing. Claudio D. Pose



#### Definición

- El control PID es simplemente un caso particular de un controlador genérico diseñado por loop shaping.
- Es muy utilizado debido a que resuelve sin mucho esfuerzo ni conocimiento específico de la planta, una gran cantidad de problemas de control.
- Los diversos parámetros a ajustar tienen un significado físico intuitivo.

# Modelo en bloques (forma paralela)



#### **Formulación**

Si bien no es un controlador propio, como las plantas a controlar tienen funciones estrictamente propias, el lazo L resulta propio.

$$C(s) = k_p + \frac{k_i}{s} + k_d s$$

$$C(s) = \frac{k_d s^2 + k_p s + k_i}{s}$$

$$C(s) = k_d \frac{(s + z_1)(s + z_2)}{s} \quad z_{1,2} = -\frac{k_p}{2} \pm \frac{\sqrt{k_p^2 - 4k_d k_i}}{2k_d}$$

4

## Efecto de cada parámetro - Proporcional

- Un control únicamente proporcional tiene efectos similares al ajuste de ganancia del lazo.
- Un valor mayor aumenta la respuesta de control ante un error de la misma magnitud.
- Además, disminuye el error en estado estacionario al escalón.
- Hace al sistema más rápido, a costa de un mayor esfuerzo de control y menor estabilidad.

## Efecto de cada parámetro - Integral

- Inyecta un polo en cero en el controlador, permitiendo error nulo al escalón.
- Genera una acción de control proporcional al error acumulado.
- Incrementa el tiempo de establecimiento.
- Hace al sistema más rápido, a costa de un mayor esfuerzo de control y menor estabilidad.

#### Efecto de cada parámetro - Derivativo

- Impone una acción de control contraria al sentido de evolución deseado del sistema, proporcional a la velocidad de cambio del error.
- Mejora el overshoot y el tiempo de establecimiento.
- Inicialmente, mejora la estabilidad del sistema.
- Es un parámetro extremadamente sensible al ruido de medición.

## Efecto de cada parámetro

Parámetro	Estabilidad	T. crec.	Sobrepico	T. Estab.	Error EE
$k_p$	Peor	Menor	Mayor	Ligero cam- bio	Menor
$k_i$	Peor	Menor	Mayor	Mayor	Cero
k <sub>d</sub>	Ligera mejora	Ligero mayor	Menor	Menor	Sin cambio

Efectos de incrementar cada parámetro.

## Implementaciones digitales

- De acuerdo al método que se utilice, existen diferentes implementaciones de un controlador PID en un sistema digital.
- Cada método tiene las mismas ventajas y desventajas presentadas anteriormente.
- El controlador establece la relación entre el error y la acción de control, se desea calcular cual es la acción de control en base a los errores y acciones de control pasadas.

#### Implementación - Forward difference

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

$$\frac{u_k}{e_k} = \frac{k_d (\frac{z - 1}{T})^2 + k_p \frac{z - 1}{T} + k_i}{\frac{z - 1}{T}} \frac{T}{T} = \frac{k_d \frac{z^2 - 2z + 1}{T} + k_p (z - 1) + k_i T}{z - 1}$$

$$u_k z - u_k = k_d \frac{z^2 - 2z + 1}{T} e_k + k_p (z - 1) e_k + k_i T e_k$$

$$u_k - u_k z^{-1} = k_d \frac{z - 2 + z^{-1}}{T} e_k + k_p (1 - z^{-1}) e_k + k_i T z^{-1} e_k$$

No es posible implementar un PID por este método dado que resulta en un sistema no causal.

# Implementación - Backwards difference proporcional

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

$$\frac{u_k}{e_k} = k_p$$

$$u_k = k_p e_k$$

## Implementación - Backwards difference integral

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

$$\frac{u_k}{e_k} = \frac{Tz}{z - 1} \frac{z^{-1}}{z^{-1}} = \frac{T}{1 - z^{-1}}$$

$$u_k - u_{k-1} = Te_k$$

$$u_k = Te_k + u_{k-1} = Te_k + Te_{k-1} + u_{k-2}$$

$$u_k = T \sum_{i=0}^k e_i = T \sum_{i=0}^{k-1} e_i + Te_k$$

$$u_k = e_{k-1}^{acum} + Te_k$$

#### Implementación - Backwards difference derivativo

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

$$\frac{u_k}{e_k} = \frac{z - 1}{Tz} \frac{z^{-1}}{z^{-1}} = \frac{1 - z^{-1}}{T}$$

$$u_k = \frac{(e_k - e_{k-1})}{T}$$

## Implementación - Backwards difference completo

$$C(s) = k_p + \frac{k_i}{s} + k_d s$$

$$C(z) = k_p + k_i \frac{T}{1 - z^{-1}} + k_d \frac{1 - z^{-1}}{T}$$

$$u_k = k_p e_k + k_i (e_{k-1}^{acum} + Te_k) + k_d \frac{(e_k - e_{k-1})}{T}$$

Fácil e intuitivo de implementar, pero el backwards difference no permite controladores muy rápidos.

## Implementación - Bilineal integral

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

$$\frac{u_k}{e_k} = \frac{T}{2} \frac{z + 1}{z - 1} \frac{z^{-1}}{z^{-1}} = \frac{T}{2} \frac{1 + z^{-1}}{1 - z^{-1}}$$

$$u_k - u_{k-1} = \frac{T}{2} e_k + \frac{T}{2} e_{k-1}$$

$$u_k = \frac{T}{2} e_k + \frac{T}{2} e_{k-1} + u_{k-1} = \frac{T}{2} e_k + \frac{T}{2} e_{k-1} + \frac{T}{2} e_{k-1} + \frac{T}{2} e_{k-2} + u_{k-2}$$

$$u_k = \frac{T}{2} e_k + T e_{k-1} + \frac{T}{2} e_{k-2} + u_{k-2}$$

$$u_k = I_{k-1} + \frac{T}{2} e_k + \frac{T}{2} e_{k-1}$$

#### Implementación - Bilineal derivativo

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

$$\frac{u_k}{e_k} = \frac{2}{T} \frac{z - 1}{z + 1} \frac{z^{-1}}{z^{-1}} = \frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$

$$u_k + u_{k-1} = \frac{2}{T} (e_k - e_{k-1})$$

$$u_k = \frac{2}{T} (e_k - e_{k-1}) - D_{k-1}$$

## Implementación - Bilineal completo

$$u_{k} = k_{p}e_{k} + k_{i}(I_{k-1} + \frac{T}{2}e_{k} + \frac{T}{2}e_{k-1}) + k_{d}(2\frac{e_{k} - e_{k-1}}{T} - D_{k-1})$$

$$I_{k} = I_{k-1} + \frac{T}{2}e_{k} + \frac{T}{2}e_{k-1}$$

$$D_{k} = 2\frac{e_{k} - e_{k-1}}{T} - D_{k-1}$$

### Ajuste PID empírico

- Existen varios métodos de ajuste de PID empíricos, que no requieren de conocimiento de la planta.
- Se basan en ciertas reglas, que derivan en un conjunto de valores para los parámetros.
- El más utilizado es el método de Ziegler-Nichols.

#### Ajuste PID manual

- Se comienza con  $k_i = 0$  y  $k_d = 0$ . Se aumenta  $k_p$  hasta que la salida oscile, y luego se disminuye ese valor a la mitad.
- Con ese valor de k<sub>p</sub> seteado, se aumenta k<sub>i</sub> hasta que el error de estado estacionario sea nulo pero no se deteriore demasiado para la aplicación deseada.
- Por último, se somete la planta a perturbaciones y se aumenta el valor de  $k_d$  hasta que el rechazo de perturbaciones sea lo suficientemente rápido.

### Ajuste PID Ziegler-Nichols

Se comienza con  $k_i = 0$  y  $k_d = 0$ . Se aumenta  $k_p$  hasta que la salida oscile. Se toma nota del valor de oscilación  $k_o = k_p$  y del período de oscilación  $T_o$ . Luego, los parámetros del controlador se calculan de la siguiente manera:

Parámetro	$k_p$	$k_i$	$k_d$
Р	0.5 <i>k</i> <sub>o</sub>	-	-
PI	0.45 <i>k</i> <sub>o</sub>	$0.54k_{o}/T_{o}$	-
PID	0.6 <i>k</i> <sub>o</sub>	$1.2k_o/T_o$	$3k_{o}T_{o}/40$

- Por acción del control integral, mientras haya error con un mismo signo, el término integral seguirá creciendo, y con él la acción de control.
- Sin embargo, en una aplicación real, los límites del actuador podrían ser alcanzados.
- Esto lleva a una situación donde, por más que la acción de control real (saturada) sea máxima, la acción de control calculada siga creciendo sin sentido.
- Además, cuando el error por fin cambie de signo, la acción de control real no disminuirá, ya que la calculada seguirá siendo mayor al valor de saturación.

