

## PID predictivo

Para la implementación digital de un controlador PID, la ecuación a diferencia de la ec. en tiempo continuo de un PID puede expresarse como:

$$u(n) = K_p e(n) + K_i T \sum_{k=1}^n e(k) + \frac{K_d}{T} [e(n) - e(n-1)] \quad (1)$$

Ciertos beneficios pueden ser conseguidos si se usa una predicción del error, utilizándose los valores futuros en vez del valor actual del mismo,  $e(n)$ .

La propuesta de Aylor, Rosey and Cook es utilizar una simple predicción lineal dada por:

$$e(n) = e(n-1) + [e(n-1) - e(n-2)] \quad (2)$$

Usando este algoritmo para predecir  $e(nT)$ , en (1), la ec. del PID predictivo resulta:

$$u(n) = K_p [2e(n-1) - e(n-2)] + K_I \left[ \sum_{k=1}^{n-1} e(k) + 2e(n-1) - e(n-2) \right] + K_D [e(n-1) - e(n-2)] \quad (3)$$

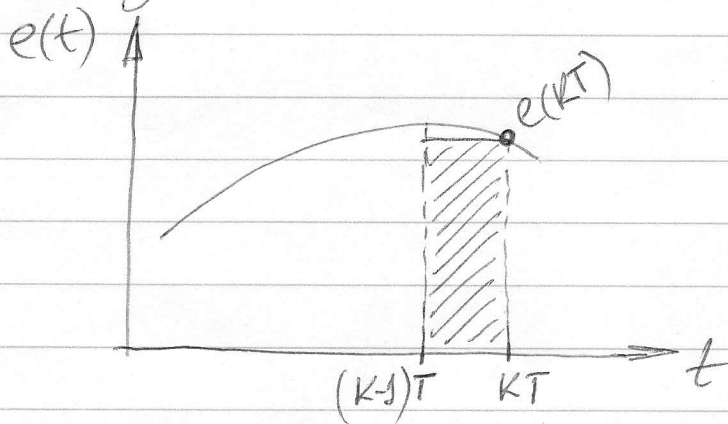
donde:  $K_I = K_i T$  y  $K_D = K_d / T$

Obtención de la función de transferencia del PID-P.

Considérese el término integral en (1).

$\sum_{k=1}^n e(k)$  : Este término resulta de emplear

la regla de integración rectangular, por ejemplo la regla de Backward



El área bajo la curva de  $e(t)$  es aproximada por el área rectangular sombreada =  $T \cdot e(k)$

Si  $x(t)$  es la integral de  $e(t)$ , la regla de integración rectangular da:

$$x(k) = x(k-1) + T \cdot e(k) \quad (4)$$

Tomando la transformada Z de (4) resulta:

$$X(z) - z^{-1}X(z) = T \cdot E(z)$$

$$X(z)(1 - z^{-1}) = T \cdot E(z)$$

$$X(z) = \frac{T}{1 - z^{-1}} E(z)$$

$$X(z) = \frac{zT}{z-1} E(z) \quad (5)$$

Por lo tanto, la transformada Z del controlador PID dado en (1) resulta:

$$U(z) = K_p E(z) + K_I \frac{zE(z)}{z-1} + K_D [E(z) - z^{-1}E(z)]$$

$$U(z) = \left[ K_p + K_I \left( \frac{z}{z-1} \right) + K_D \left( \frac{z-1}{z} \right) \right] E(z) \quad (6)$$

Con el mismo razonamiento puede obtenerse la transformada Z del controlador PID predictivo de la ec. (3):

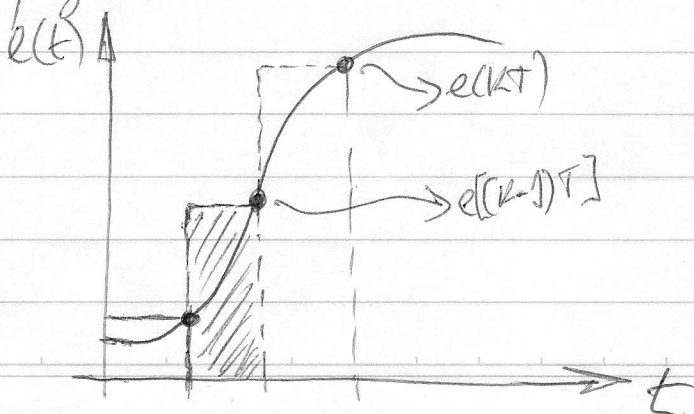
- La parte proporcional resulta:

$$K_p [2z^{-1} - z^{-2}] E(z) = K_p \left( \frac{2z-1}{z^2} \right) E(z) \quad (7)$$

- La parte asociada a la integración resulta:

El término  $\sum_{k=1}^{n-1} e(k)$  resulta de emplear

la regla de integración rectangular, Backward teniendo en cuenta la integración hasta la muestra  $(k-1)T$ , o sea, esto se expresa en la sig. figura:



El área bajo la curva de  $e(t)$  es aproximada por el área rectangular sombreada  $T \cdot e[(k-1)T]$

Entonces, siguiendo con el mismo razonamiento que en (4), si  $x(t)$  es la integral de  $e(t)$ , la regla de integración rectangular resulta:

$$X(K) = X(K-1) + T \cdot e(K-1) \quad (8)$$

Tomándose la transformada  $Z$  de (8) se tiene:

$$X(Z) - Z^{-1}X(Z) = T \cdot Z^{-1}E(Z)$$

$$X(Z) = \frac{T \cdot Z^{-1} E(Z)}{1 - Z^{-1}}$$

$$\textcircled{*} X(Z) = \frac{T}{Z-1} E(Z) \quad (9)$$

- La parte asociada a la acción derivativa queda:

$$K_D [Z^{-1} - Z^{-2}] E(Z) =$$

$$= K_D \left[ \frac{Z-1}{Z^2} \right] E(Z)$$

$\textcircled{*}$  Continuación acción integral predictiva:

$$K_I \left[ \frac{1}{Z-1} + 2Z^{-1} - Z^{-2} \right] E(Z)$$

$$K_I \left[ \frac{Z^2}{Z(Z-1)} + \frac{2Z}{Z^2} - \frac{1}{Z^2} \right] E(Z)$$

$$\left[ \frac{Z^2 + 2Z \cdot (Z-1) - Z + 1}{Z^2(Z-1)} \right]$$

Finalmente la parte integral predictiva resulta:

$$K_I \left[ \frac{3z^2 - 3z + 1}{z^2(z-1)} \right] E(z)$$

Agrupándose todos los términos, se llega a:

$$U(z) = \left[ K_p \left( \frac{2z-1}{z^2} \right) + K_I \left( \frac{3z^2-3z+1}{z^2(z-1)} \right) + K_D \left( \frac{z-1}{z^2} \right) \right] E(z)$$

(10)

Observándose la ec. (10), se aprecia que aparece un polo doble al origen, el cual se debe uno de ellos al segundo atraso o muestra atrasada dos pasos o dos periodos  $T$ , del error  $e(t)$ .

Trabajando con los términos dentro del corchete se tiene:

$$\frac{2K_p}{z} - \frac{K_p}{z^2} + \frac{3K_I}{z-1} - \frac{3K_I}{z(z-1)} + \frac{K_I}{z^2(z-1)} + \frac{K_D}{z} - \frac{K_D}{z^2} = \frac{U(z)}{E(z)}$$

$$\frac{2K_p z(z+1) - K_p(z-1) + 3K_I z^2 - 3K_I z + K_I + K_D z(z-1) - K_D(z-1)}{z^2(z-1)}$$

Distribuyendo el numerador:

$$2K_p z^2 - 2K_p z - K_p z + K_p + 3K_I z^2 - 3K_I z + K_I + K_D z^2 - K_D z - K_D z + K_D$$

Finalmente

$$G(z) = \frac{(2K_p + 3K_I + K_D)z^2 - (3K_p + 3K_I + 2K_D)z + (K_p + K_I + K_D)}{z^2(z-1)} \quad (11)$$

Al se introduce en la F.T (11) las expresiones de  $K_I$  y  $K_D$ , resulta la siguiente expresión con el periodo de muestreo como variable inherente a la misma:

$$G_c(z) = \frac{(2K_p T + 3K_i T^2 + K_d)z^2 - (3K_p T + 3K_i T^2 + 2K_d)z + (K_p T + K_i T^2 + K_d)}{z^2 T (z-1)} \quad (12)$$

Reescribiéndose la última expresión (12) de la siguiente forma:

$$G_c(z) = \frac{a \cdot z^2 - b \cdot z + d}{z^2 (z-1)} = \frac{U(z)}{E(z)} \quad (13)$$

$$z^3 U(z) - z^2 U(z) = a \cdot z^2 E(z) - b z E(z) + d E(z)$$

Aplicando la transformada  $Z$  inversa, se tiene:

$$u(k+3) - u(k+2) = a \cdot e(k+2) - b e(k+1) + d \cdot e(k) \quad (14)$$

escribiendo en forma causal la (14), 3 muestras atrás, se tiene finalmente la ec. recursiva implementable digitalmente:

$$u(k) = u(k-1) + a \cdot e(k-1) - b \cdot e(k-2) + d \cdot e(k-3)$$

$$\text{Siendo: } a = (2K_p T + 3K_i T^2 + K_d) / T$$

$$b = (3K_p T + 3K_i T^2 + 2K_d) / T \text{ y } d = (K_p T + K_i T^2 + K_d) / T$$

Referencias bibliográficas:

Design and Application of a Microprocessor PID Predictor Controller

Robust Design of a Digital PID Predictor Controller