

**Sapienza Università di Roma**  
**Unità Didattica Sistemi Digitali di Controllo**  
**Prova Scritta del 14 Aprile 2008**

Si consideri il sistema digitale di controllo rappresentato in Fig. 1

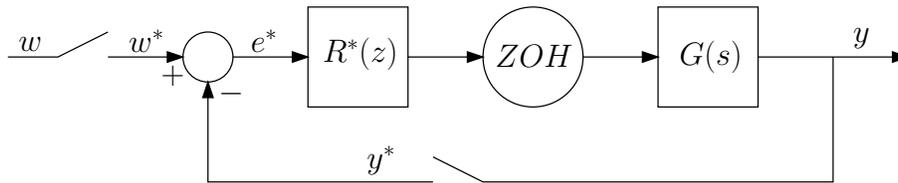


Figura 1: Sistema digitale di controllo

in cui il periodo di campionamento e' pari a **2** e

$$G(s) = \frac{1}{(s+1)(s^2+2s+1+\pi^2)} .$$

Progettare  $R^*(z)$  in modo tale che l'errore  $e^*$  corrispondente ad un riferimento a scalino sia nullo a regime permanente.

Nota: dati  $a \in \mathbb{R}$  e  $b \in \mathbb{R}$ , si ha

$$\mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{s+a}{(s+a)^2+b^2} \right] = e^{-at} \cos(bt)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{b}{(s+a)^2+b^2} \right] = e^{-at} \sin(bt) .$$

## Proposta di soluzione

Al fine del soddisfacimento delle specifiche è sufficiente considerare il sistema di controllo a tempo discreto di Fig. 2.

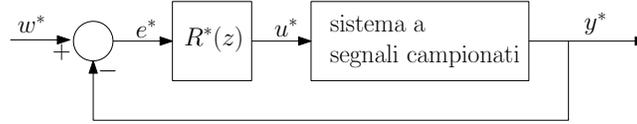


Figura 2: Sistema di controllo a tempo discreto

La funzione di trasferimento  $G^*(z)$  del sistema a segnali campionati può essere calcolata usando la apposita procedura. Dapprima si considera

$$Y(s) = \frac{1}{s(s+1)(s^2+2s+1+\pi^2)}. \quad (1)$$

È noto che il secondo membro dell'espressione sopra si può esprimere come segue

$$\frac{1}{s(s+1)(s^2+2s+1+\pi^2)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{C}{s+1-j\pi} + \frac{\bar{C}}{s+1+j\pi},$$

dove  $A$ ,  $B$ , e  $C$  sono coefficienti da determinare. Tuttavia per evitare di dover eseguire calcoli con numeri complessi, è conveniente esprimere il secondo membro della (1) come

$$\frac{1}{s(s+1)(s^2+2s+1+\pi^2)} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{Ds+E}{s^2+2s+1+\pi^2}, \quad (2)$$

dove  $A$ ,  $B$ ,  $C$ , e  $D$  sono coefficienti da determinare. I coefficienti  $A$  e  $B$  possono essere calcolati nel seguente modo

$$\begin{aligned} A &= \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \frac{1}{1+\pi^2}, \\ B &= \lim_{s \rightarrow -1} (s+1)Y(s) = -\frac{1}{\pi^2}. \end{aligned}$$

Per calcolare  $D$ , moltiplichiamo per  $s$  il primo e il secondo membro della (2), e calcoliamo il limite per  $s \rightarrow \infty$  di entrambi i membri dell'equazione risultante; si ottiene

$$0 = A + B + D,$$

da cui segue

$$D = \frac{1}{\pi^2(1+\pi^2)}.$$

Per ricavare  $E$ , poniamo  $s = 1$  nella (2) e otteniamo

$$\frac{1}{2(4+\pi^2)} = A + \frac{B}{2} + \frac{D+E}{4+\pi^2}. \quad (3)$$

Sostituendo nella (3) i valori trovati per  $A$ ,  $B$ , e  $D$  si ricava

$$E = \frac{1-\pi^2}{\pi^2(1+\pi^2)}.$$

Pertanto

$$\begin{aligned}
Y(s) &= \frac{1}{(1+\pi^2)s} - \frac{1}{\pi^2(s+1)} + \frac{s+1-\pi^2}{\pi^2(1+\pi^2)[(s+1)^2+\pi^2]} \\
y(t) &= \left[ \frac{1}{1+\pi^2} - \frac{1}{\pi^2}e^{-t} + \frac{1}{\pi^2(1+\pi^2)}e^{-t}(\cos(\pi t) - \pi \sin(\pi t)) \right] \text{sca}(t) \\
y^*(k) &= y(2k) = \frac{1}{1+\pi^2}(1-e^{-2k})\text{sca}^*(k) \\
Y^*(z) &= \frac{1}{1+\pi^2} \left( \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-2}} \right) \\
G^*(z) &= Y^*(z) \frac{z-1}{z} = \frac{1-e^{-2}}{(1+\pi^2)(z-e^{-2})}.
\end{aligned}$$

Notare che essendo il grado del denominatore di  $G^*(z)$  pari a 1, nel sistema a segnali campionati è presente una sottosistema non contemporaneamente raggiungibile ed osservabile la cui dimensione è pari a 2 e i cui autovalori sono coincidenti e pari a  $e^{-2}$ . Essendo il modulo di tali autovalori minore di 1, è comunque possibile soddisfare la specifica. A tale scopo poniamo

$$\tilde{G}(z) = \frac{z}{z-1} G^*(z) = \frac{(1-e^{-2})z}{(1+\pi^2)(z-1)(z-e^{-2})},$$

e determiniamo una  $\tilde{R}(z)$  tale che gli autovalori del sistema retroazionato siano tutti interni al cerchio unitario. Essendo il grado del denominatore di  $\tilde{G}(z)$  pari a 2, ciò si può ottenere con una  $\tilde{R}(z)$  con grado del numeratore e del denominatore pari a 1. Per semplificare i calcoli, poniamo

$$\tilde{R}(z) = \frac{(1+\pi^2)(z-e^{-2})q_0}{(1-e^{-2})z},$$

e determiniamo  $q_0$  imponendo che

$$z-1+q_0 = z.$$

Pertanto

$$q_0 = 1,$$

e

$$R^*(z) = \frac{(1+\pi^2)(z-e^{-2})}{(1-e^{-2})(z-1)}.$$