

**Sapienza Università di Roma**  
**Unità Didattica Sistemi Digitali di Controllo**  
**Prova Scritta del 18 Settembre 2007**

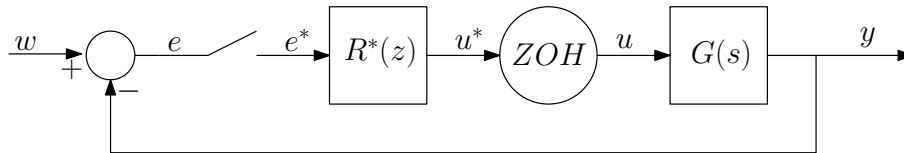


Figura 1: Sistema digitale di controllo

Si consideri il sistema digitale di controllo rappresentato in Fig. 1 in cui il periodo di campionamento  $e^*$  pari ad 1 e

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

Progettare  $R^*(z)$  in modo che l'errore campionato  $e^*$  corrispondente al riferimento  $w(t) = t \operatorname{sca}(t)$ , sia a regime permanente in valore assoluto minore di 0,01.

Nota: si può approssimare il numero di Nepero  $e$  con 2,72 ed il suo inverso con 0,37.

### Soluzione Proposta

Al fine del soddisfacimento delle specifiche, lo schema di Fig. 1 è equivalente allo schema di Fig. 2 che,

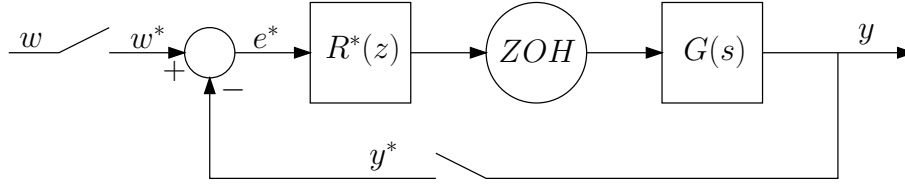


Figura 2: Sistema digitale di controllo con riferimento e uscita campionati

per il soddisfacimento delle specifiche, a sua volta è equivalente al sistema di controllo a tempo discreto di Fig. 3

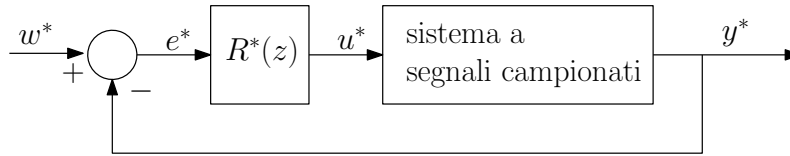


Figura 3: Sistema di controllo a tempo discreto

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

$$\begin{aligned}
 Y(s) &= \frac{1}{s^2(s+1)} = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s^2} - \frac{1}{s} \\
 y^*(k) &= (e^{-k} + k - 1) \text{sca}^*(k) \\
 Y^*(z) &= \frac{z}{z-e^{-1}} + \frac{z}{(z-1)^2} - \frac{z}{z-1} \\
 G^*(z) &= Y^*(z) \frac{z-1}{z} = \frac{e^{-1}(z+e-2)}{(z-1)(z-e^{-1})} \simeq \frac{0,37(z+0,72)}{(z-1)(z-0,37)}.
 \end{aligned}$$

Dalla teoria si ricava che il sistema a segnali campionati è di ordine due; visto che  $G^*(z)$  possiede due poli, ne segue che il sistema a segnali campionati è raggiungibile ed osservabile.

Dal momento che  $G^*(z)$  possiede un polo in  $z=1$ , se il sistema retroazionato è stabile asintoticamente, quest'ultimo è almeno di tipo 1; allora, per il teorema del valore finale, il valore a regime permanente di  $e^*$  in corrispondenza al riferimento  $w^*(k) = k \text{sca}^*(k)$ , è dato da

$$e_{\infty}^* = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1) \frac{1}{1+R^*(z)G^*(z)} \frac{z}{(z-1)^2} = \lim_{z \rightarrow 1} \frac{1}{R^*(z)G^*(z)(z-1)}. \quad (1)$$

Per soddisfare la specifica si può allora provare a cercare una  $R^*(z)$  che renda il sistema retroazionato stabile asintoticamente, che non abbia poli in  $z=1$ , e tale che

$$|e_{\infty}^*| = \left| \frac{1}{R^*(1)\mu^*} \right| < 0,01 \quad (2)$$

dove

$$\mu^* = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)G^*(z) = 1, \quad (3)$$

ovvero tale che

$$|R^*(1)| \geq 100 . \quad (4)$$

Tuttavia non appare immediato determinare una tale  $R^*(z)$ . Si preferisce allora ottenere un sistema retroazionato di tipo 2 introducendo un polo in  $z = 1$  in  $R^*(z)$ ; infatti, se il sistema è di tipo 2, allora la specifica è soddisfatta. Pertanto poniamo

$$\tilde{G}(z) = \frac{1}{z-1} G^*(z) \simeq \frac{0,37(z+0,72)}{(z-1)^2(z-0,37)} \quad (5)$$

e determiniamo una  $\tilde{R}(z)$  tale che gli autovalori del sistema retroazionato siano tutti interni al cerchio unitario. Essendo  $\tilde{G}(z)$  del terzo ordine, ciò si può ottenere con una  $\tilde{R}(z)$  del secondo ordine. Per semplificare i calcoli, poniamo

$$\tilde{R}(z) = \frac{(z-0,37)(q_1z+q_0)}{0,37(z+0,72)(z+p_0)} ,$$

e determiniamo  $q_1$ ,  $q_0$ , e  $p_0$  imponendo che

$$(z-1)^2(z+p_0) + q_1z + q_0 = z^3 .$$

Applicando il principio di identità dei polinomi e risolvendo il risultante sistema di equazioni lineari nelle incognite  $q_1$ ,  $q_0$ , e  $p_0$ , si trova che

$$\begin{aligned} p_0 &= 2 \\ q_0 &= -2 \\ q_1 &= 3 . \end{aligned}$$

Pertanto

$$R^*(z) = \frac{(z-0,37)(3z-2)}{0,37(z-1)(z+0,72)(z+2)} . \quad (6)$$