Nella P(s) ho solo gli autovalori raggiungibili ed osservabili

Test di Hautus

Cancellazione zero-polo: genera un autovalore irraggiungibile ed osservabile

Nel caso abbia processi in parallelo $P = P_1(s) + P_2(s)$, nei processi in serie li moltiplico

r(s) = uscita desiderata, y(s) uscita effettiva, e(s) = r(s) - y(s)

Controreazione unitaria:

$$W(S) = \frac{y(s)}{r(s)} = \frac{N_P N_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_e(s) = \frac{e(s)}{r(s)} = \frac{D_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{N_P D_G}{N_P N_G + D_P D_G}, W_z(s) = \frac{y(s)}{z(s)} = \frac{y(s$$

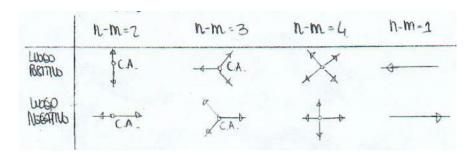
Conviene soddisfare per prima le specifiche che implicano l'introduzione di fattori "obbligatori" nel controllore G(s), tipicamente quelle in cui si impone che la risposta/l'errore a regime permanente corrispondente a un certo ingresso/disturbo sia nulla/o.

Controreazione non unitaria:

$$W(s) = \frac{N_F D_H}{N_F N_H + D_F D_H}, W_e(s) = \frac{D_F D_H}{N_F N_H + D_F D_H}, W_Z(s) = \frac{N_P D_G D_H}{D_H D_F + N_H N_F}$$

Il polinomio caratteristico del sistema complessivo è quel polinomio le cui radici sono gli autovalori del sistema complessivo

Luogo delle radici



Nei tempi discreti il sistema è asintoticamente stabile se e solo se tutti gli autovalori hanno modulo minore di 1.

Per avere risposta nulla in tempo finito (in particolare a partire dall'istante l-esimo) si deve imporre:

$$y(z) = W(z) r(z) = rac{s(z)}{z^{l-1}} \; ext{con s(z) polinomio generico di grado} \leq l-1$$

L'equazione ottenuta si può risolvere imponendo l'uguaglianza dei numeratori e dei denominatori a desta e a sinistra dell'uguale, ossia:

$$\int N_W = s(z)D_r$$

$$D_W = z^{l-1} N_r$$

$$\begin{cases} D_W = \mathbf{z}^{l-1} N_r \\ r(h) = h \to \frac{\mathbf{z}}{(\mathbf{z}-1)^2} \text{ poiché è una rampa, sul gradino non c'è il quadrato} \end{cases}$$

$$e(z) = W_e(z)r(z) = \frac{D_F}{N_F + D_F} \frac{z}{(z-1)^2} = \frac{s(z)}{z^{l-1}} \to \frac{D_F}{N_F + D_F} = \frac{s(z)(z-1)^2}{z^l}$$

Stabilizzazione con reazione dallo stato

Stabilizzazione con reazione dallo stato
$$|\lambda \underbrace{I}_{nxn} - (\underbrace{A}_{nxp} + \underbrace{B}_{nxp} \underbrace{K}_{nxp})| = \prod_{i=1}^{m} (\lambda - \lambda_{ARB-i}) \prod_{i=1}^{n-m} (\lambda - \lambda_{IRRAG-i})$$

Teorema assegnazione degli autovalori

$$K = -gp(a)$$

Dove g corrisponde all'ultima riga della matrice $rg(B AB \cdots A^{n-1}B)^{-1}$

Dato $p(\lambda)$ il polinomio caratteristico che si vuole imporre, p(A) si ottiene sostituendo "A" al posto di λ .

Osservatore asintotico dello stato

$$|\lambda \underbrace{I}_{nxn} - \underbrace{A}_{nxn} - \underbrace{G}_{nxq} \underbrace{C}_{qxn}| = \prod_{i=1}^{s} (\lambda - \lambda_{ARB-i}) \prod_{i=1}^{n-s} (\lambda - \lambda_{INOS-i})$$

Un processo è stabilizzabile asintoticamente con reazione dall'uscita se e solo se tutti i suoi autovalori nascosti sono a

L'osservatore asintotico dello stato di un processo esiste se e solo se tutti i suoi autovalori inosservabili sono a parte reale negativa.