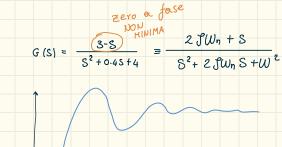


Sovraelongazione $S_{\%}=52.5\%$ Tempo di salita $T_{s}=0.21\,\mathrm{s}$ Tempo di assestamento $T_{a1} = 3.77 \, s$

Codice Matlab

you di assestamento ([Tal Tai],[0 ys(iTal)],'k--'); off; t -depsc ystep_fig



La sottoelongazione avviene quando è presente almeno uno zero reale positivo

SOTTO ELONGAZIONE

DA RIPETERE Identificare Poli, Žeri e quadagno quardando la TF

La sottoelongazione è peggio della sovraelongazione perché fa comportare il sistema nell'esatto contrario di quello che vogliamo che faccia, senza che noi lo sappiamo.

Vedi esempio della macchina che deve accelerare da 50kmh a 60kmh ma che (con la sottoelongazione) prima rallenta e poi accelera.

Se chiudiamo la retroazione con un guadagno proporzionale abbastanza alto, sicuramente destabilizziamo il sistema che senza retroazione era stabile.

RISPOSTA A SEGNALI POLINOMIALI

Polinomio di ordine Zero: 11(t)

Polinomio di ordine Uno: Rampa: M(E) = E 11(E)

Polinomio di = \(\sum_{i=0}^{N} \text{ \text{\$\alpha_i\$}} \text{\$\delta_i\$}

Sviluppo di Heaviside (poli distinti)

Si consideri la funzione razionale

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

dove D(s) ha n radici distinte (poli della f.d.t.):

 $D(s) = \prod_{i=1}^{n} (s + p_i), \quad \underline{p_h \neq p_j \ \forall h \neq j}$

Vogliamo riscrivere G(s) come $\frac{N(s)}{\prod_{i=1}^{n}(s+p_i)} = \sum_{i=1}^{n} \frac{\widehat{p_i}}{s+p_i}.$

Perchi non obbious termini del Eipo S2?

Potrebbero essere Complessi e Conivacti

DIMOSTRAZIONE RESIDUI (Non chiesta all'esame)

$$\Rightarrow (s+p_i)G(s) = (s+p_i)\frac{N(s)}{\prod_{j=1}^n(s+p_j)} = \frac{N(s)}{\prod_{j=1,\ j\neq i}^n(s+p_j)} =$$

$$= (s+p_i) \sum_{j=1, j\neq i}^{n} \frac{P_j}{s+p_j} + P_i \Rightarrow P_i = \lim_{s \to -p_i} (s+p_i)G(s)$$

Sviluppo di Heaviside (poli multipli), I

Si consideri la funzione razionale

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$$

con μ poli distinti e con ogni polo p_i di molteplicità n_i :

$$D(s) = \prod_{i=1}^{\mu} (s + p_i)^{n_i}, \quad p_h \neq p_j \ \forall h \neq j$$

Vogliamo riscrivere
$$G(s)$$
 come
$$\frac{N(s)}{\prod_{i=1}^{\mu}(s+p_i)^{n_i}} = \sum_{i=1}^{\mu} \sum_{h=1}^{n_i} \frac{P_{i,h}}{(s+p_i)^h}$$

* Spilez a zione

Residui nel coso di poli Multipli

Dalla relazione

$$(s+p_i)^{n_i}\sum_{i=1,\ i\neq i}^{\mu}\sum_{h=1}^{n_j}\frac{P_{j,h}}{(s+p_j)^h}+\sum_{h=1}^{n_i}(s+p_i)^{n_i-h}P_{i,h},$$

si ricava $P_{i,n_i} = \lim_{s \to -p_i} (s + p_i)^{n_i} G(s)$.

Per determinare $P_{i,h}$ per $1 \leq h < n_i$ possiamo derivare l'espressione di sopra $(s + p_i)_i^n G(s)$ rispetto ad s e ottenere

$$P_{i,h} = \lim_{s \to -p_i} \frac{1}{(n_i - h)!} \frac{\mathrm{d}^{n_i - h}[(s + p_i)^{n_i} G(s)]}{\mathrm{d} s^{n_i - h}}.$$

Ingressi polinomiali, I

Per un sistema LTI tempo-continuo di ordine n:

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = G(s) = \frac{\beta_n s^n + \beta_{n-1} s^{n-1} + \dots + \beta_1 s + \beta_0}{s^n + \alpha_{n-1} s^{n-1} + \dots + \alpha_1 s + \alpha_0}$$

lpotizziamo un ingresso polinomiale:

$$u(t) = \underbrace{\begin{pmatrix} t^m \\ m! \end{pmatrix}} 1(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} U(s) = \frac{1}{s^{m+1}}.$$

$$M=0$$
 - P $M(t) = 11(t)$
 $M=4$ - P $M(t) = t^{2} \cdot 11(t)$

* RIVEDI

Per tox Tende orzero

Avremo

$$Y(s) = \frac{\beta_{n}s^{n} + \beta_{n-1}s^{n-1} + \dots + \beta_{1}s + \beta_{0}}{s^{n} + \alpha_{n-1}s^{n-1} + \dots + \alpha_{1}s + \alpha_{0}} \cdot \frac{1}{s^{m+1}}.$$

Ipotizziamo G(s) as. stabile (per valutare la risposta a regime).

$$Y(s) = \sum_{i=1}^{\mu} \sum_{h=1}^{n_i} \frac{P_{i,h}}{(s+p_i)^h} + \sum_{j=1}^{m+1} \frac{P_{0,j}}{s^j} \operatorname{Re}(p_i) > 0 \quad \forall i.$$
Lo G(S) Now has politing

Questo ci serve a trovare la risposta ad un ingresso polinomiale di ordine m

Scriviamo la trasformata come sommatoria di fratti semplici (come a sistemi). Ma in questo caso al denominatore abbiamo moltiplicato il termine s^(m+1) dovuti all'ingresso.

-In uscita a Regime

orbbiono un Sea nole Polinomiale

ACC

Ingressi polinomiali, II

Gli unici poli nell'origine sono dovuti all'ingresso polinomiale.

$$P_{0,j} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{(m+1-j)!} \frac{\mathrm{d}^{m+1-j}[s^{m+1}Y(s)]}{\mathrm{d}s^{m+1-j}}$$
where $\lim_{s \to 0} \frac{1}{(m+1-j)!} \frac{\mathrm{d}^{m+1-j}[G(s)]}{\mathrm{d}s^{m+1-j}}$.

GRADINO
$$1/s$$
 $P_{0,1} = G(0)$ ordine Zer $P_{0,2} = G(0)$ $P_{0,2} = G(0)$ $P_{0,2} = G(0)$ $P_{0,3} = G(0)$ $P_{0,1} = \frac{1}{2} \frac{d^2 G(s)}{ds^2} \Big|_{s=0}$ $P_{0,2} = \frac{dG(s)}{ds} \Big|_{s=0}$ $P_{0,3} = G(0)$

CRUISE CONTROL

Seguire un certo segnale significa fare un controllo (diverso) a seconda del grado del polinomio

$$\begin{cases} \mathcal{U} = \xi \\ \mathcal{Y} = G(0) + \alpha \end{cases} - \xi + G(0) + \alpha = \xi \left[G(0) + 1 \right] + \alpha$$

Per overe un Errore e overe G(0) = 1 (GUADAGNO)

$$G(s) = \frac{\beta_n s^n + \beta_{n-1} s^{n-1} + \dots + \beta_1 s + \beta_0}{s^n + \alpha_{n-1} s^{n-1} + \dots + \alpha_1 s + \alpha_0}$$

$$G(0) = \frac{\beta_0}{\alpha_0} = 4 \quad \text{dodo} = \beta_0$$
#Finish

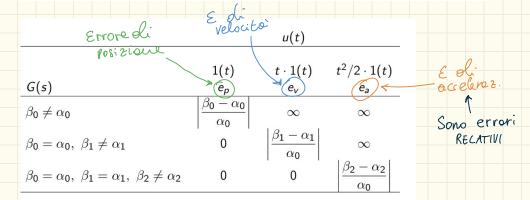
$$\frac{\mathrm{d}G(s)}{\mathrm{d}s}\bigg|_{s=0} = \frac{\beta_1 \alpha_0 - \alpha_1 \beta_0}{\alpha_0^2} = \beta_1$$

$$\frac{\mathrm{d}^{2}G(s)}{\mathrm{d}s^{2}}\bigg|_{s=0} = \frac{2\beta_{2}\alpha_{0}^{3} - 2\beta_{0}\alpha_{0}^{2}\alpha_{2} - 2\alpha_{0}^{2}\alpha_{1}\beta_{1} + 2\alpha_{0}\alpha_{1}^{2}\beta_{0}}{\alpha_{0}^{4}} =$$

$$U(s) = \frac{1}{s} \Rightarrow Y(s) = \frac{1}{s} \frac{\beta_0}{\alpha_0} + \underbrace{\cdots}_{as.stabili}$$

$$U(s) = \frac{1}{s^2} \Rightarrow Y(s) = \frac{1}{s^2} \frac{\beta_0}{\alpha_0} + \frac{1}{s} \frac{\beta_1 \alpha_0 - \alpha_1 \beta_0}{\alpha_0^2} + \underbrace{\cdots}_{as.stabili}$$
 Rompo

$$\begin{split} U(s) &= \frac{1}{s^3} \Rightarrow Y(s) = \frac{1}{s^3} \frac{\beta_0}{\alpha_0} + \frac{1}{s^2} \frac{\beta_1 \alpha_0 - \alpha_1 \beta_0}{\alpha_0^2} & \text{for the } \\ &+ \frac{1}{2s} \frac{2\beta_2 \alpha_0^3 - 2\beta_0 \alpha_0^2 \alpha_2 - 2\alpha_0^2 \alpha_1 \beta_1 + 2\alpha_0 \alpha_1^2 \beta_0}{\alpha_0^4} + \cdots \end{split}$$



* Come usere lu Tobella $\mathcal{E}_{R} = \frac{y - U}{U}$

Esercizi

Si calcoli la risposta a regime per i seguenti sistemi e relativi ingressi:

$$G(s) = \frac{-1}{s^2 - 1}$$
 $u(t) = 2 \cdot 1(t)$

INSTABILE! Poli: 82-1=0-0 5=±1 Diverge

$$G(s) = \frac{2}{s+1} \quad u(t) = 2 \cdot 1(t)$$

$$\alpha_0 = 1$$

$$\beta_0 = 2$$

$$\frac{\beta_0 - d_0}{d_0} = \frac{2 - 1}{1} = 1$$
Errore relativo
$$\frac{1}{2}$$
Ensore relativo

 $G(s) = \frac{2}{s+1} \quad u(t) = 3 \cdot 1(t)$ $\mathcal{E}_{R} = \frac{1}{s}, \quad \mathcal{E}_{A} = 3$

$$\mathcal{E}_{R}=1$$
, $\mathcal{E}_{A}=3$

$$G(s) = \frac{2}{s+1} \quad u(t) = 3 \cdot 1(t)$$

Teorema Di ROUTH

$$G(s) = \frac{9s^2 + 9s + 68}{s^3 + 9s^2 + 9s + 68} \quad u(t) = 2 \cdot 1(t)$$