

# Dinamica e controllo dei sistemi meccanici

appello 14 gennaio 2014

**Rispondere alle seguenti domande (RIPORTARE IN EVIDENZA I NUMERI DI DOMANDA)**

- 1) si consideri un sistema di tipo 1, con guadagno  $k_v = 7$ , senza zeri, con un polo reale corrispondente ad una costante di tempo  $T_l = 0.01s$  e due poli complessi coniugati caratterizzati da  $\omega_n = 300 \text{ rad/s}$  e  $\zeta = 0.7$ ; si scriva la corrispondente funzione di trasferta  $G_p(s)$
- 2) quali sono i poli del sistema?
- 3) il sistema in ciclo aperto è stabile, instabile o al limite di stabilità? perché?
- 4) si tracci il diagramma di Bode dell'ampiezza sulla carta logaritmica fornita
- 5) descrivere l'andamento asintotico della fase di  $G_p(s)$
- 6) si consideri il comportamento di  $G_p(s)$  **in ciclo aperto** con ingresso a gradino unitario: quale sarà il valore a regime dell'uscita? (usare il teorema del valore finale)
- 7) si consideri il comportamento **in ciclo chiuso** di  $G_p(s)$  con rete di correzione e con retroazione unitarie, ovvero con  $G_c(s) = H(s) = 1$  (**disegnare lo schema**); si discutano:
  - la frequenza di taglio
  - il margine di fase MF (*SUGGERIMENTO: stimare la frequenza di taglio dal diagramma asintotico dell'ampiezza e poi calcolare analiticamente la fase a tale frequenza*)
  - la stabilità (citare il criterio di Bode con le necessarie ipotesi)
  - l'errore a regime per ingresso a gradino e per ingresso a rampa
- 8) si individui una rete di correzione  $G_c(s)$  tale da ottenere in ciclo chiuso:
  - una frequenza di taglio di circa  $100 \text{ rad/s}$
  - un margine di fase maggiore di  $60^\circ$
  - un errore a regime per ingresso a gradino nullo
- 9) si tracci qualitativamente il diagramma di Bode della funzione di trasferta in ciclo chiuso, motivando l'andamento sopra e sotto la pulsazione di taglio della FTCA
- 10) si dimostri che per un sistema in ciclo chiuso con F.T. in catena diretta  $G(s)$  e F.T. in catena di retroazione  $H(s)$  la F.T. tra l'ingresso  $R(s)$  e l'errore  $E(s)$  è:
$$\frac{E(s)}{R(s)} = \frac{1}{1 + G(s)H(s)}$$
- 11) si discutano le caratteristiche delle principali tipologie di controllori per automazione industriale: PLC stand-alone, PLC modulari, sistemi per controllo assi

• **OGNI STUDENTE DEVE AVERE SOLO:**

- **calcolatrice** (vietato portare con sé cellulari, PC, tablet, smartphone e similari)
- **penna**
- **matita**
- **gomma**
- **righetto**
- **un documento di identità o il libretto universitario**

• **TEMPO PER LO SVOLGIMENTO: 2 ORE**

- **METTERE SU OGNI FOGLIO NOME E COGNOME, ANCHE SUL TESTO, SUI FOGLI DI BRUTTA, SULLA CARTA LOGARITMICA (su cui è possibile scrivere a matita)**

## SOLUZIONE

1)

$$G_p(s) = \frac{7}{s(1+0.01s)\left(1 + \frac{2 \cdot 0.7}{300}s + \frac{s^2}{300^2}\right)}$$

2)

Il sistema  $G_p(s)$  ha 4 poli:

$$\lambda_0 = 0 \text{ rad/s}$$

$$\lambda_1 = -1/T_I = -100 \text{ rad/s}$$

$$\lambda_{2,3} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n(1-\zeta^2)^{1/2} = (-210 \pm 214.2j) \text{ rad/s}$$

3) Il sistema  $G_p(s)$  è al limite di stabilità in ciclo aperto perché tutti i suoi poli hanno parte reale negativa, tranne uno che ha parte reale nulla.

4) e 5)

[Fig. 1, curva nera dell'ampiezza;

la fase non è disegnata, comunque ha tre asintoti orizzontali a  $-90^\circ$ ,  $-180^\circ$ ,  $-360^\circ$ ]

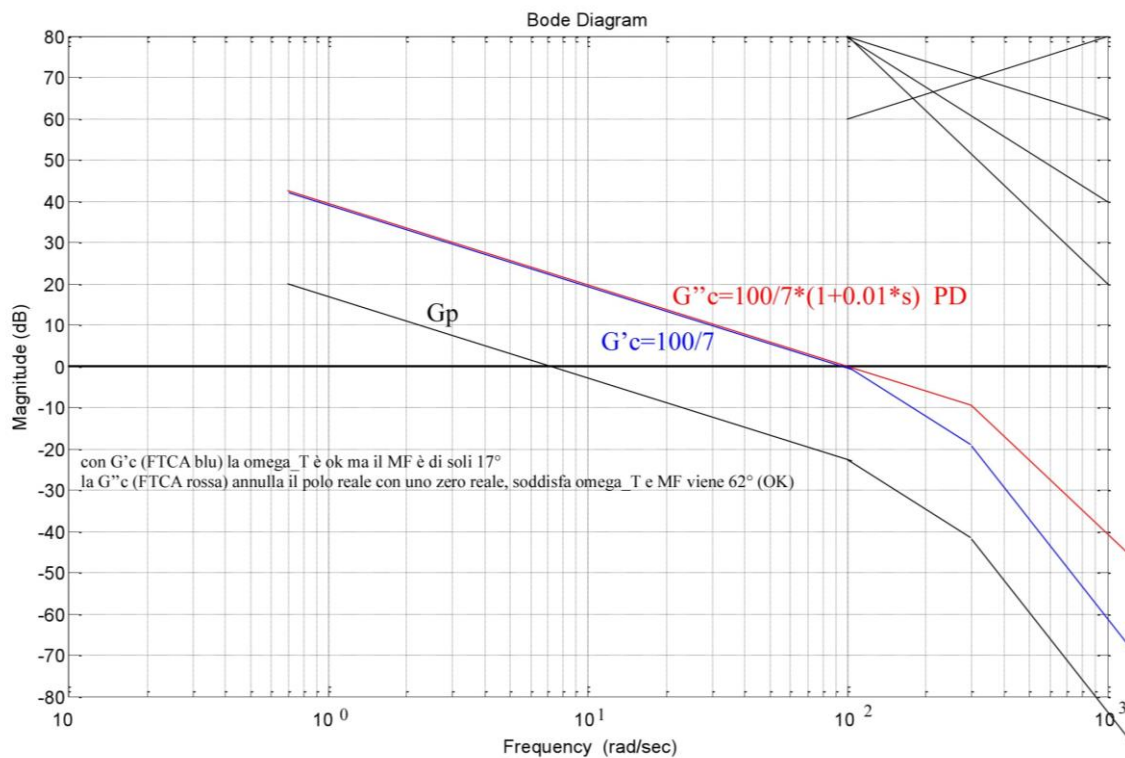


Fig. 1

6)

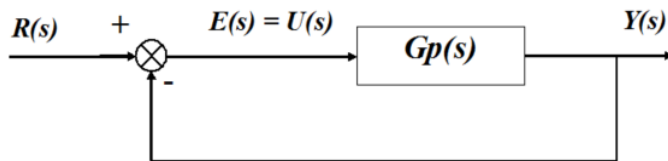
$$Y(s) = G_p(s)U(s)$$

$$y(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{7}{s(1+0.01s) \left( 1 + \frac{1.4}{300}s + \frac{s^2}{300^2} \right)} \frac{1}{s} = \infty$$

(In generale, la risposta a gradino unitario di un sistema di tipo 1 in ciclo aperto tende ad infinito).

7)

Schema del sistema con retroazione e rete di correzione unitarie ( $G_c(s) = H(s) = 1$ ):



Dal diagramma asintotico dell'ampiezza si stima una frequenza di taglio  $\omega_t$  di circa 7 rad/s (l'approssimazione è ottima perché le pulsazioni di spigolo sono distanti dalla  $\omega_t$ ).

La banda passante del sistema va da 0 rad/s ad  $\omega_t$ . (in generale, in ciclo chiuso la banda passante si considera arrivare fino ad  $\omega_t$ ).

Calcolo del margine di fase MF:

$$MF = 180^\circ + \varphi(\omega_t) =$$

$$= 180^\circ - 90^\circ - \arctan(\omega_t \cdot T_1) - \arctan(2\zeta\omega_n \omega_t / (\omega_n^2 - \omega_t^2)) =$$

$$= 180^\circ - 90^\circ - \arctan(7 \cdot 0.01) - \arctan(2 \cdot 0.7 \cdot 300 \cdot 7 / (300^2 - 7^2)) =$$

$$= 180^\circ - 90^\circ - 4.00^\circ - 1.87^\circ = 84.12^\circ$$

[nota: riportare sempre nello scritto tutti i calcoli eseguiti per esteso; controllare che i vari contributi, soprattutto quello del termine di secondo grado, siano sensati rispetto alla collocazione di poli/zeri]

Secondo il criterio di Bode, se sono verificate due condizioni preliminari:

- la FTCA non è instabile (ok, è al limite di stabilità)
- la FTCA interseca l'asse a 0 dB una sola volta (ok)

allora condizione sufficiente per la stabilità della FTCC è che il margine di fase MF ed il margine di guadagno MG siano positivi (MF ed MG hanno sempre segno concorde). In questo caso le condizioni preliminari sono verificate, ed  $MF > 0$ ; pertanto il sistema è stabile in ciclo chiuso anche senza rete di correzione.

Essendo il sistema di tipo 1:

- l'errore a regime per ingresso a gradino è nullo
- l'errore a regime per ingresso a rampa è  $1/k_v = 1/7 = 14.3\%$

[svolgere le dimostrazioni col teorema del valore finale riportate nelle dispense]

8)

Il sistema è già di tipo 1, quindi ha errore nullo a gradino, non è necessario cambiarne il tipo aggiungendo una rete di correzione con integratore (polo nullo). Bisogna portare la  $\omega_r$  a circa 100 rad/s, il che può essere fatto con una semplice rete proporzionale con guadagno  $G'_c(s) = 100/7$  [si ottiene l'andamento di Fig. 1, curva blu].

(In realtà essendoci lo spigolo esattamente a 100 rad/s, c'è un abbassamento dell'andamento reale di circa 3 dB rispetto all'andamento asintotico, e per tagliare esattamente a 100 dovremmo alzare un po' di più il guadagno, a  $100/7 \cdot 10^{3/20}$ ; tuttavia non cambia molto).

Ma bisogna verificare MF, usando una rete solo proporzionale che faccia tagliare a 100 rad/s; con la rete proporzionale (il guadagno preciso non influisce sulla fase) si ottiene  $MF' = 17^\circ$  [svolgere i calcoli per esteso], valore non sufficiente (MF deve essere  $> 60^\circ$ ).

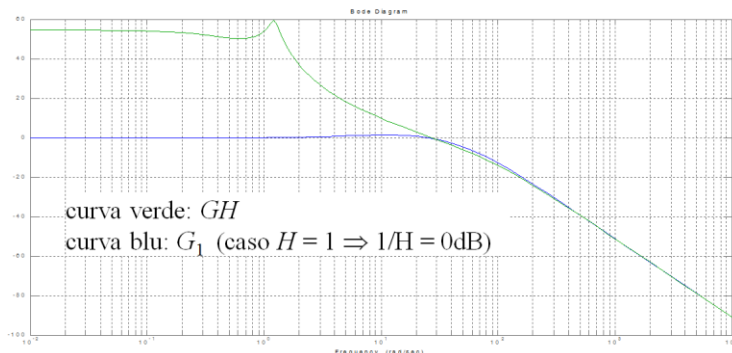
Esiste un'ampia varietà di reti di correzione che possono soddisfare le specifiche; comunque è necessario aumentare MF, ad esempio alzando la fase attorno a 100 rad/s introducendo uno zero (rete PD); un'altra possibilità sarebbe una rete ad anticipo di fase. Osserviamo che posizionando lo zero in 100 rad/s si annulla il polo corrispondente, e la fase in 100 rad/s aumenta esattamente di  $45^\circ$  (il contributo dello zero passa da  $0^\circ$  a  $90^\circ$ , e vale  $45^\circ$  nella pulsazione di spigolo); pertanto, ne consegue che la rete  $G''_c(s) = 100/7(1+0.01s)$  [Fig. 1, curva rossa] permette di ottenere  $MF = 17^\circ + 45^\circ = 62^\circ$ , e pertanto soddisfa tutte le specifiche.

9)

In generale, se l'andamento della FTCA è  $\gg 0$  dB per basse frequenze e  $\ll 0$  dB per alte frequenze, il grafico della FTCC con retroazione unitaria tende a corrispondere con l'asse a 0 dB per le frequenze minori di  $\omega_r$  e con la FTCA per le frequenze maggiori di  $\omega_r$ .

[riportare la semplice dimostrazione nelle dispense:

- in bassa frequenza  $GH \gg 1 \Rightarrow Y/R \approx 1/H$  (caso notevole: se  $H = 1, Y/R = 1$ )
- in alta frequenza  $GH \ll 1 \Rightarrow Y/R \approx G$



pertanto basta tracciare un andamento che segua l'asse a 0 dB a sinistra di  $\omega_r$  e la  $G$  a destra di  $\omega_r$ ]

10) [vedi dispense, semplici passaggi algebrici]

11) [vedi dispense reti logiche e PLC]