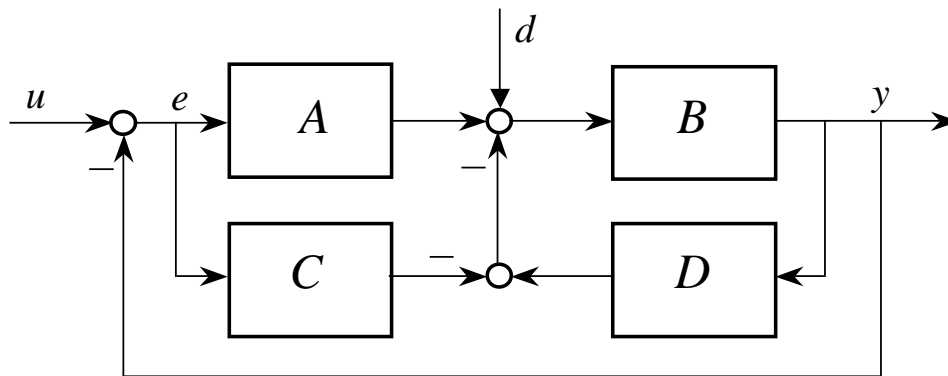


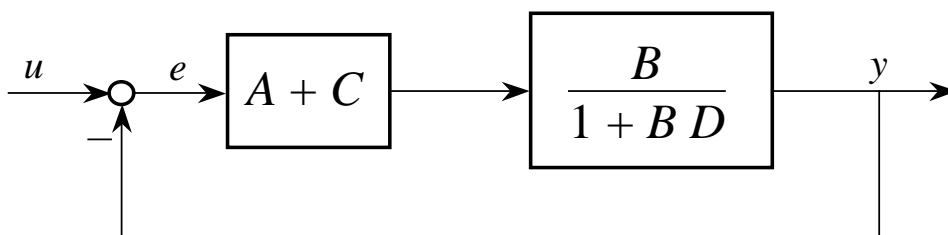
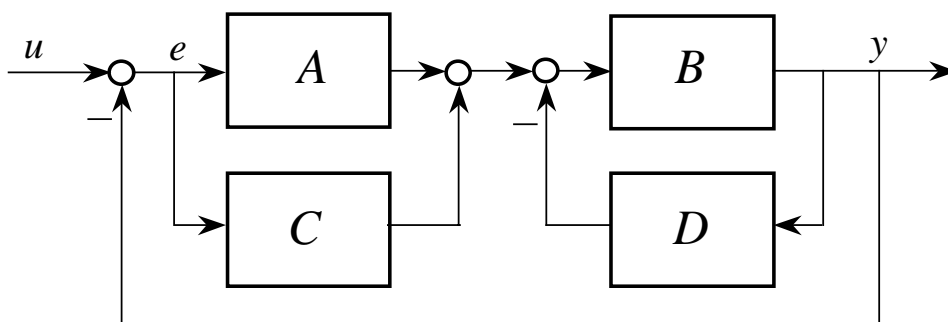
Fondamenti di automatica

Esercizio 21

Calcolare le funzioni di trasferimento da u a y e da d a e nel seguente schema a blocchi.



Calcoliamo innanzitutto la funzione di trasferimento F_1 da u a y :



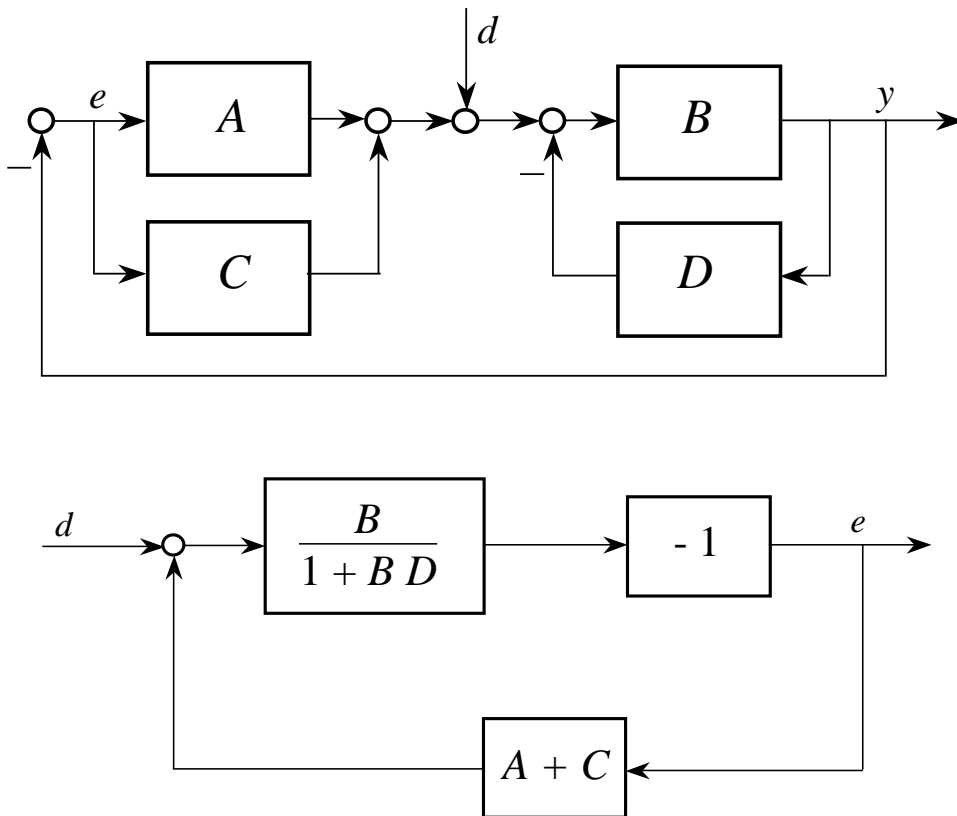
Se si pone:

$$L := \frac{(A+C)B}{1+BD}$$

è immediato ottenere:

$$F_1 = \frac{L}{1+L} = \frac{(A+C)B}{1+BD+(A+C)B}$$

Per quanto riguarda la funzione di trasferimento F_2 da d a e , si può invece procedere nel modo seguente



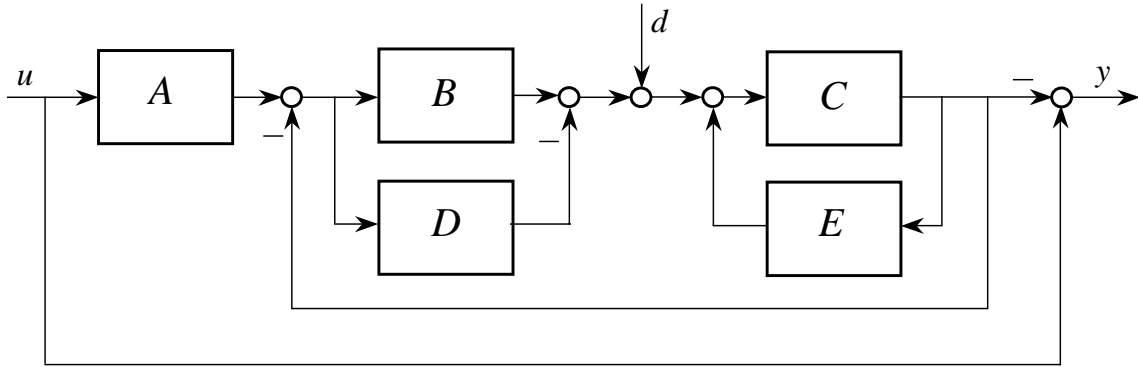
Se si pone:

$$G := \frac{B}{1+BD} \quad , \quad H := A+C \quad , \quad L := -GH = -\frac{(A+C)B}{1+BD}$$

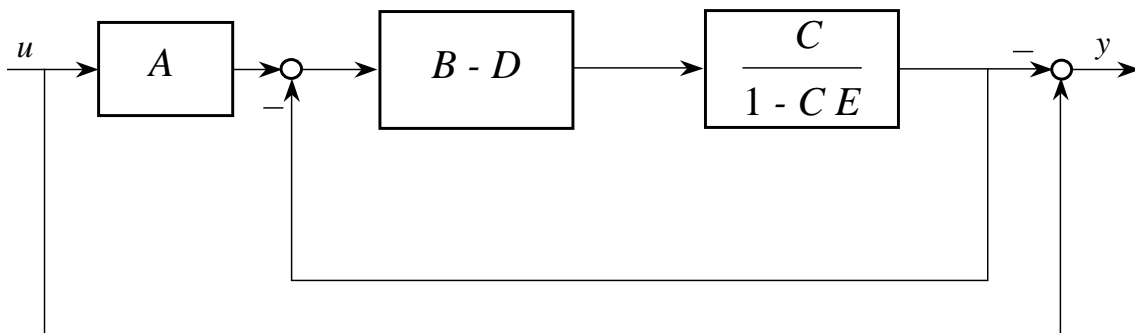
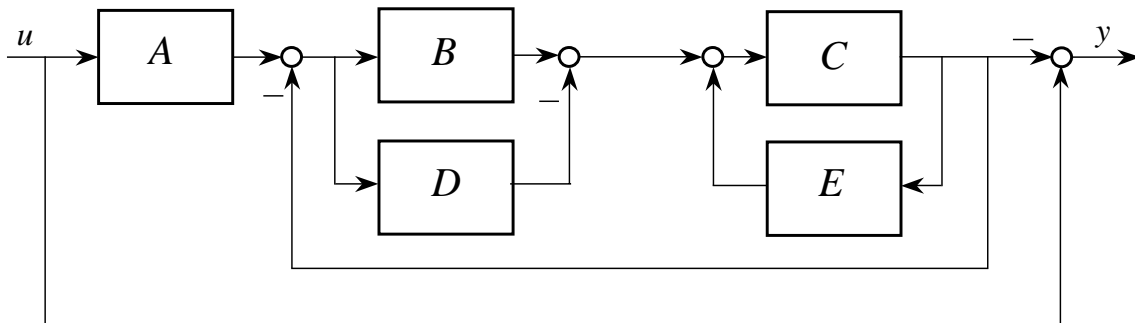
è immediato ottenere: $F_2 = \frac{-G}{1-L} = \frac{-B}{1+BD+(A+C)B}$.

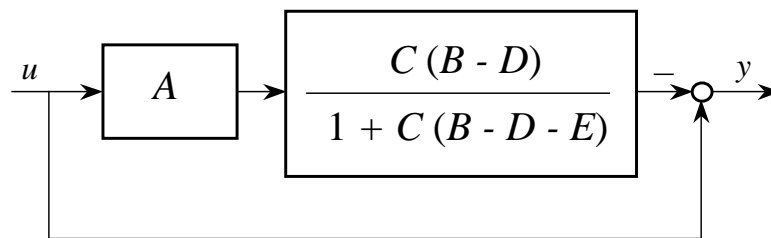
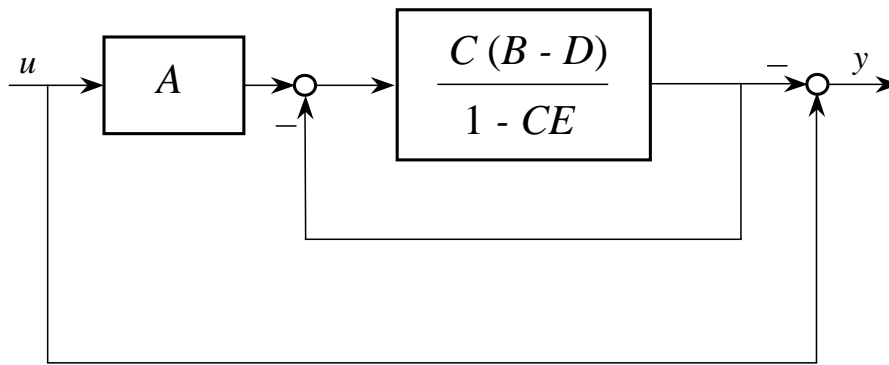
Esercizio 22

Calcolare le funzioni di trasferimento da u a y e da d a y nel seguente schema a blocchi.



Calcoliamo innanzitutto la funzione di trasferimento F_1 da u a y :

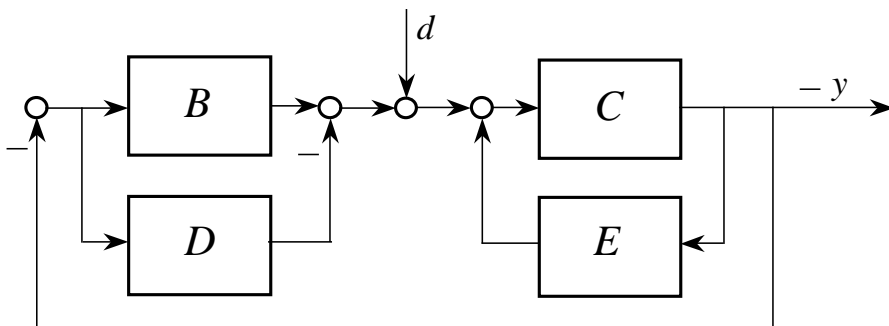


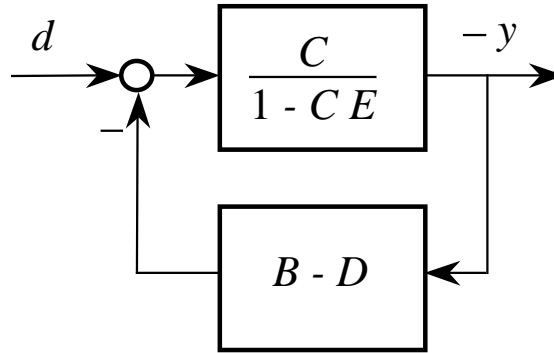


A questo punto è immediato riconoscere che

$$F_1 = 1 - \frac{A C (B - D)}{1 + C (B - D - E)} = \frac{1 + C (B - D - E) - A C (B - D)}{1 + C (B - D - E)} .$$

Per quanto riguarda la funzione di trasferimento F_2 da d a y , si può invece procedere nel modo seguente.





A questo punto è immediato riconoscere che $F_2 = \frac{-C}{1 + C(B - D - E)}$.

Esercizio 23

Tracciare i diagrammi di Bode asintotici (e “stimare” quelli esatti) della risposta in frequenza associata alle seguenti funzioni di trasferimento.

$$1) \quad F(s) = \frac{10 s}{(1 + 0.5 s)^2}$$

$$2) \quad F(s) = \frac{100 (1 + 0.5 s)^2}{(1 + 0.04 s) (1 + 0.2 s)^2 (1 + 2 s)^2}$$

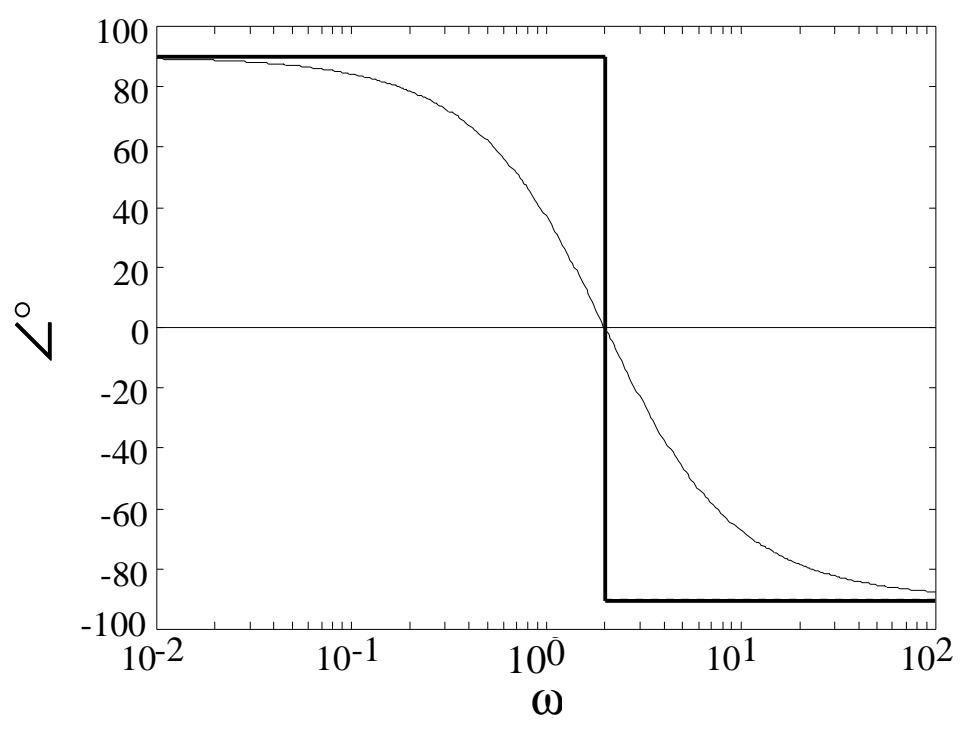
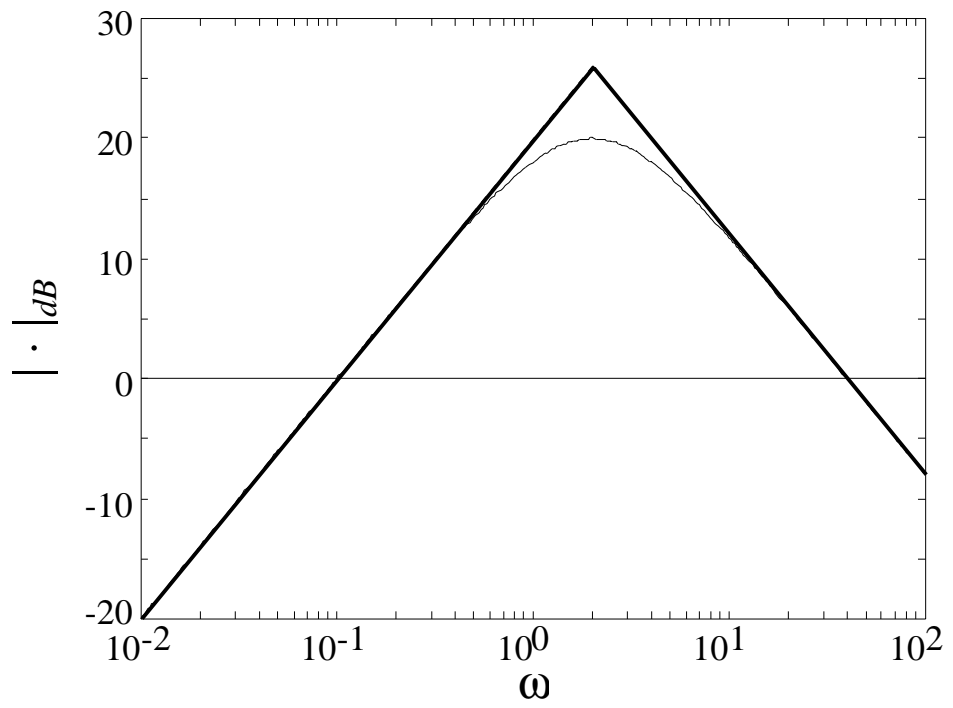
$$3) \quad F(s) = \frac{100 (1 - 0.5 s)^2}{(1 + 0.04 s) (1 + 0.2 s)^2 (1 + 2 s)^2}$$

$$4) \quad F(s) = \frac{1333 (s + 3)}{s (s^2 + 20 s + 400)} = \frac{10}{s} \frac{1 + 0.3333 s}{1 + \frac{s}{20} + \frac{s^2}{400}}$$

$$1) \quad F(s) = \frac{10 s}{(1 + 0.5 s)^2}$$

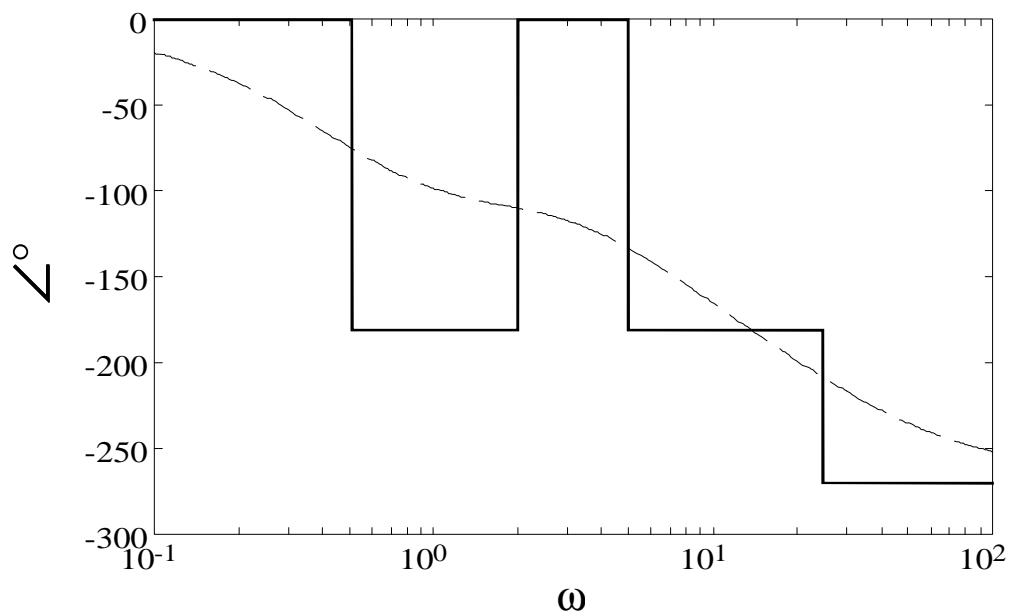
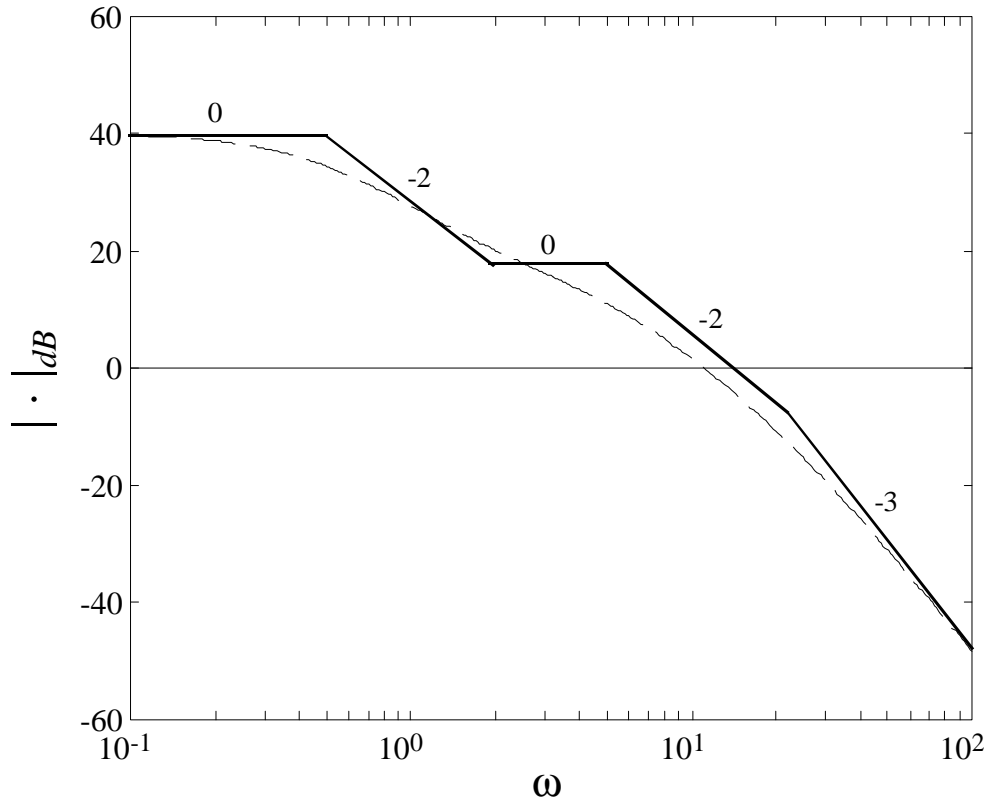
$$\mu = 10 \quad , \quad g = -1 \quad , \quad T = 0.5 \quad , \quad \Omega = 2 \quad .$$

I corrispondenti diagrammi di Bode asintotici (in grassetto) ed esatti sono mostrati nella figura che segue.



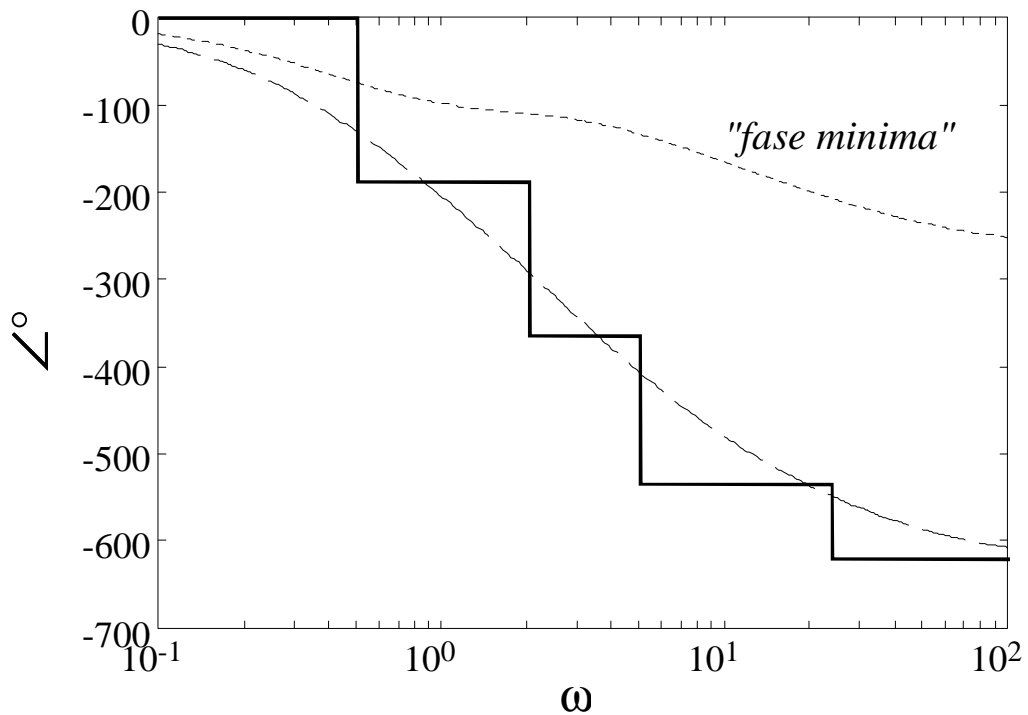
$$2) \quad F(s) = \frac{100 (1 + 0.5 s)^2}{(1 + 0.04 s) (1 + 0.2 s)^2 (1 + 2 s)^2}$$

$$\mu = 100 \quad , \quad g = 0 \quad , \quad \Omega_1 = 0.5 \quad , \quad \Omega_2 = 2 \quad , \quad \Omega_3 = 5 \quad , \quad \Omega_4 = 25 \quad .$$



$$3) \quad F(s) = \frac{100 (1 - 0.5 s)^2}{(1 + 0.04 s) (1 + 0.2 s)^2 (1 + 2 s)^2}$$

I valori di μ , g e Ω_i , $i = 1, 2, 3, 4$, così come il diagramma del modulo $|F(j\omega)|_{dB}$ restano invariati (rispetto al caso precedente). Cambia invece il diagramma degli argomenti (o delle fasi).



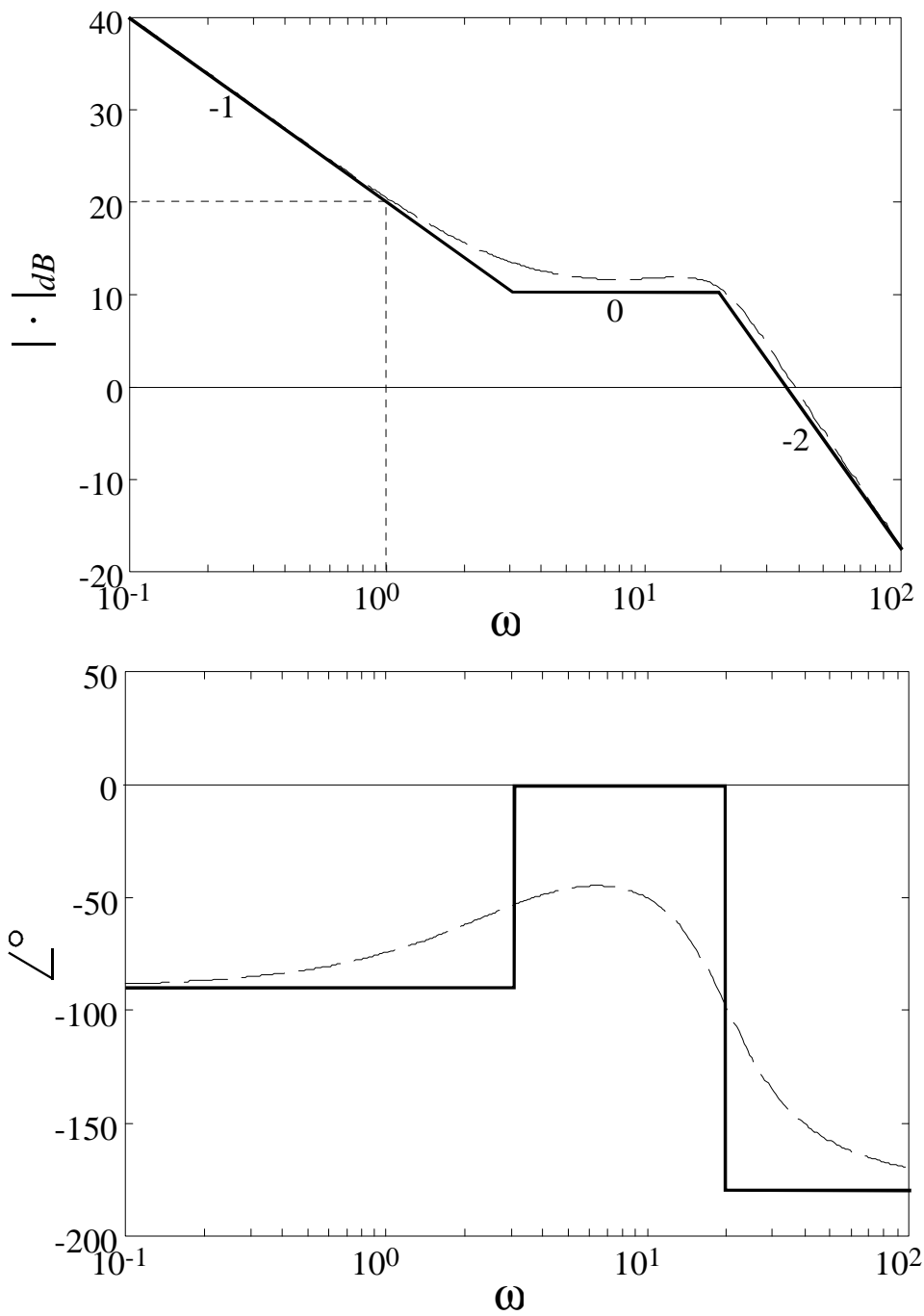
Se nella funzione di trasferimento di un sistema a dimensioni finite (a un ingresso e un'uscita) le costanti di tempo e i fattori di smorzamento sono positivi (come nel precedente caso (2)) il sistema si dice *a sfasamento minimo*; se invece le costanti di tempo e i fattori di smorzamento che compaiono al denominatore sono positivi, ma non tutte le costanti di tempo o i fattori di smorzamento del numeratore lo sono (come nel caso attuale), il sistema è detto *a sfasamento non minimo*. Anche le espressioni: sistema *a fase minima* o invece *a fase non minima* sono usate con il medesimo significato.

Si noti che l'aggettivo "minimo" è effettivamente appropriato solo se si pensa al valore assoluto dell'argomento. Altrimenti, sarebbe più corretto parlare di sfasamento massimo o di fase massima.

$$4) \quad F(s) = \frac{1333 (s + 3)}{s (s^2 + 20 s + 400)} = \frac{10}{s} \frac{1 + 0.3333 s}{1 + \frac{s}{20} + \frac{s^2}{400}}$$

$$\mu = 10 \quad , \quad g = 1 \quad , \quad T = 0.3333 \quad , \quad \Omega = 3 \quad ,$$

$$\omega_n^2 = 400 \Rightarrow \omega_n = 20 \quad , \quad 2 \zeta \omega_n = 20 \quad \circ \quad \frac{2 \zeta}{\omega_n} = \frac{1}{20} \Rightarrow \zeta = 0.5 \quad .$$



Esercizio 24

Tracciare (su carta semilogaritmica a quattro decadi) i diagrammi di Bode asintotici, del modulo e dell'argomento, relativi alle seguenti funzioni di trasferimento. Indicare, quindi, un andamento plausibile dei corrispondenti diagrammi effettivi (eventualmente calcolando con cura, per alcuni valori "strategici" della pulsazione ω , il valore dell'argomento di $G(j\omega)$). Avvalendosi dei diagrammi così ottenuti, si determini infine un plausibile andamento qualitativo del diagramma polare della risposta in frequenza associata a $G(\cdot)$.

$$24.1 \quad G(s) = \frac{30}{(1 + 10s)^2 (1 + 0.2s) (1 + 0.05s)^3}$$

$$24.2 \quad G(s) = \frac{8(1 + 5s)}{(1 + 50s) (1 - 2s)^2 (1 + 0.4s)}$$

$$24.3 \quad G(s) = \frac{100s(1 + 0.003s)}{(1 + 10s) (1 + 0.001s)^2}$$

$$24.4 \quad G(s) = \frac{8(1 - 5s)}{(1 + 50s) (1 + 2s)^2 (1 + 0.4s)}$$

$$24.5 \quad G(s) = \frac{20(1 - 0.1s)}{s(1 + 10s) (1 + 4s)^2 (1 + 0.1s)}$$

$$24.6 \quad G(s) = \frac{200(1 + s)}{(1 + 100s) (1 - 10s + 100s^2) (1 + 0.3s)}$$

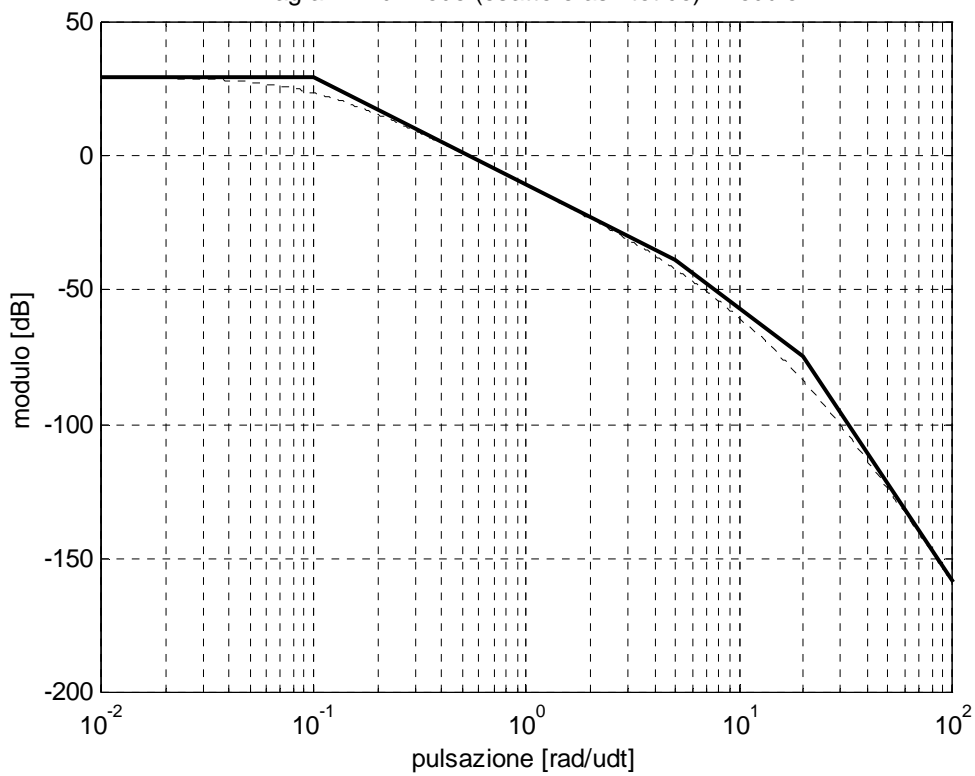
Per economia di spazio, verranno presentati prima i diagrammi di Bode (modulo e fase) di ognuna delle sei funzioni di trasferimento: da 24.1 a 24.6. Successivamente, verranno mostrati i diagrammi polari della risposta in frequenza associata ad ognuna delle sei funzioni di trasferimento.

$$24.1 \quad G(s) = \frac{30}{(1 + 10s)^2 (1 + 0.2s) (1 + 0.05s)^3}$$

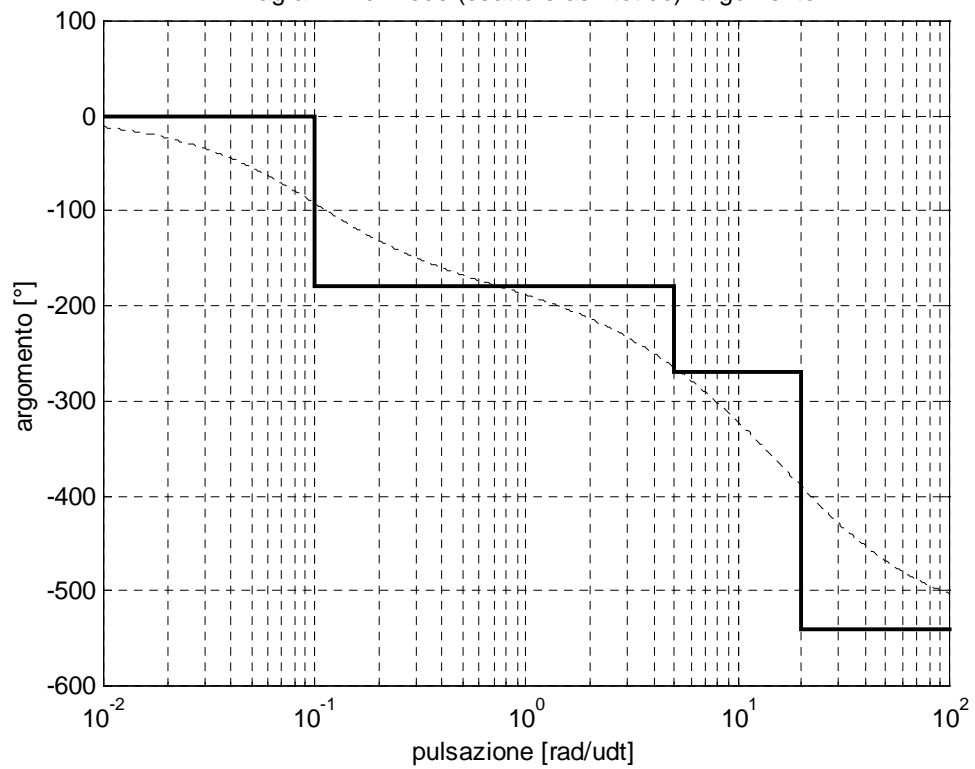
In questo caso si ha:

$$\mu = 30 \quad , \quad g = 0 \quad , \quad \Omega_1 = 0.1 \quad , \quad \Omega_2 = 5 \quad , \quad \Omega_3 = 20$$

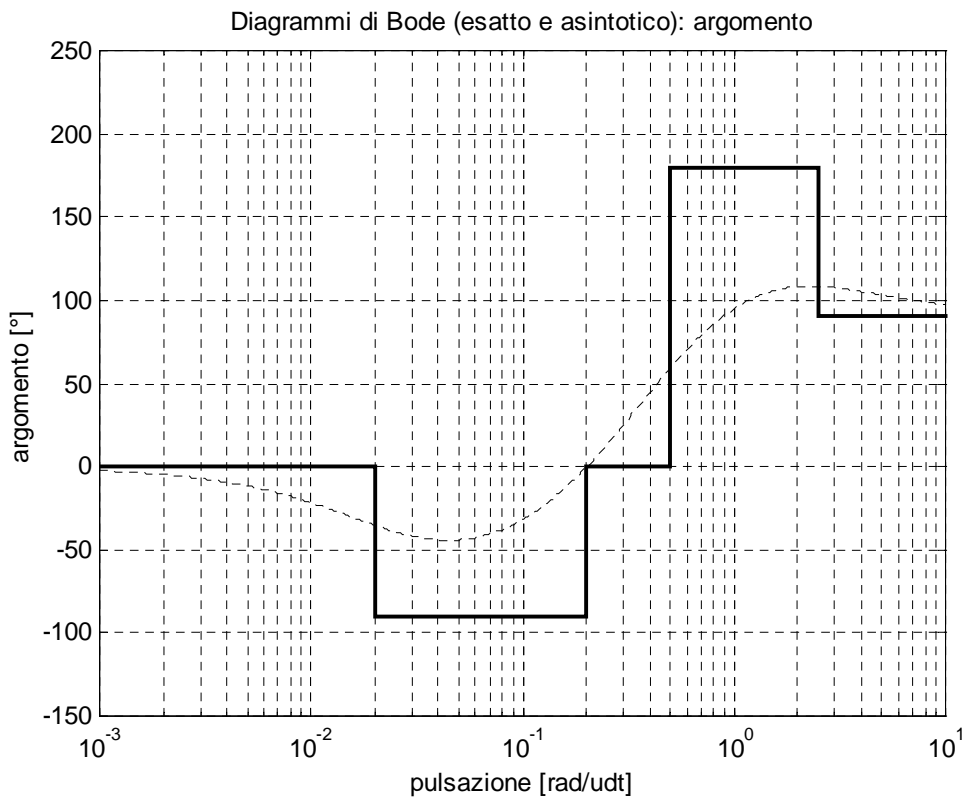
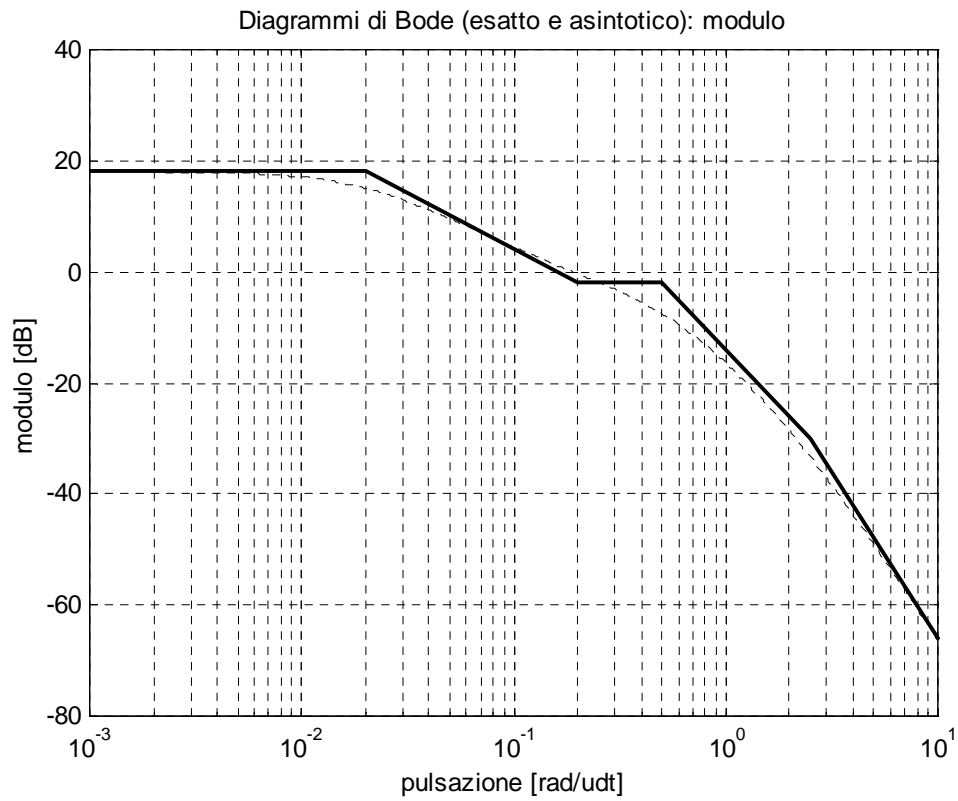
Diagrammi di Bode (esatto e asintotico): modulo



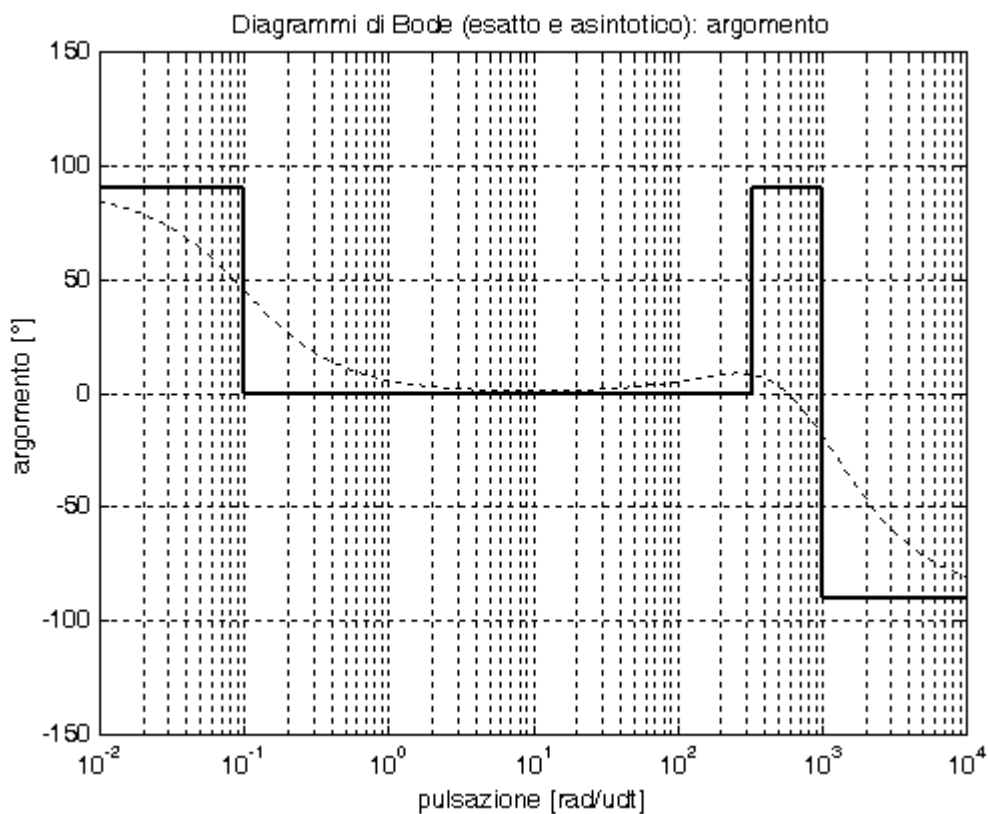
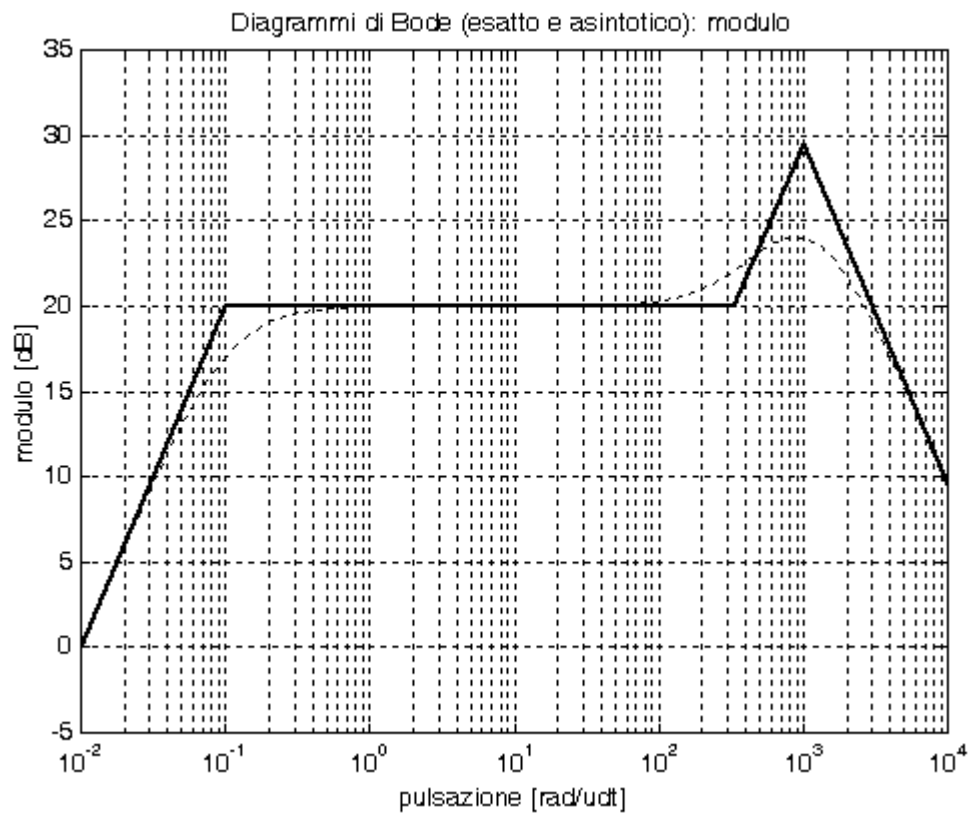
Diagrammi di Bode (esatto e asintotico): argomento



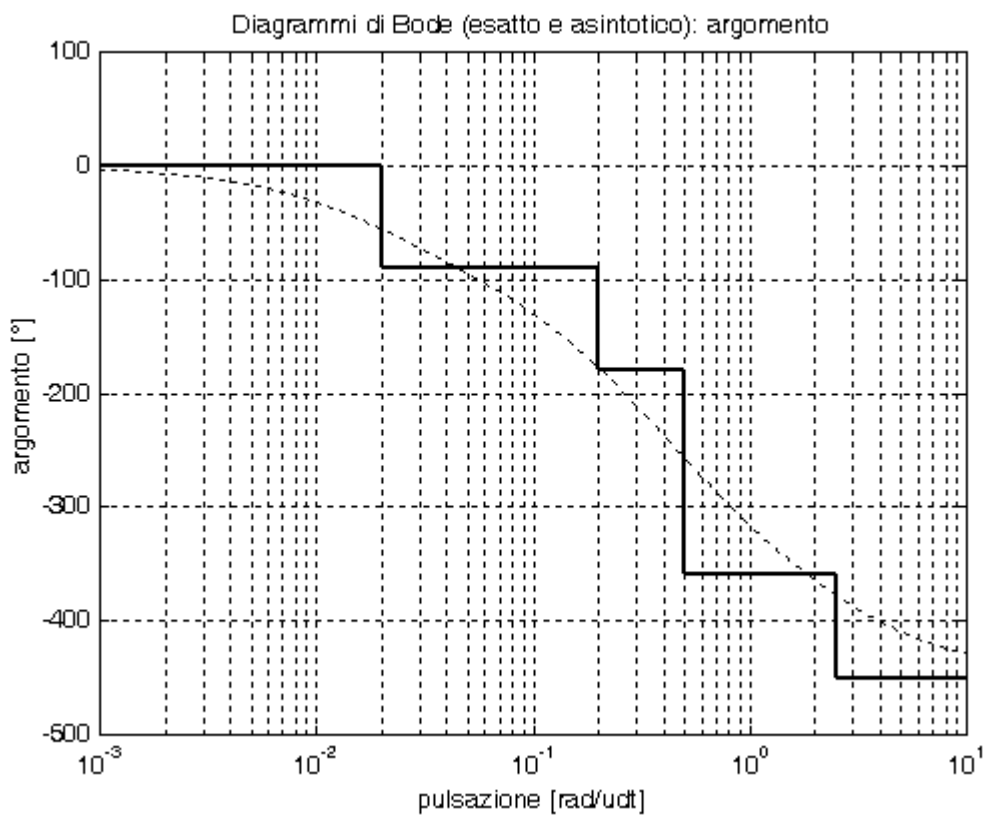
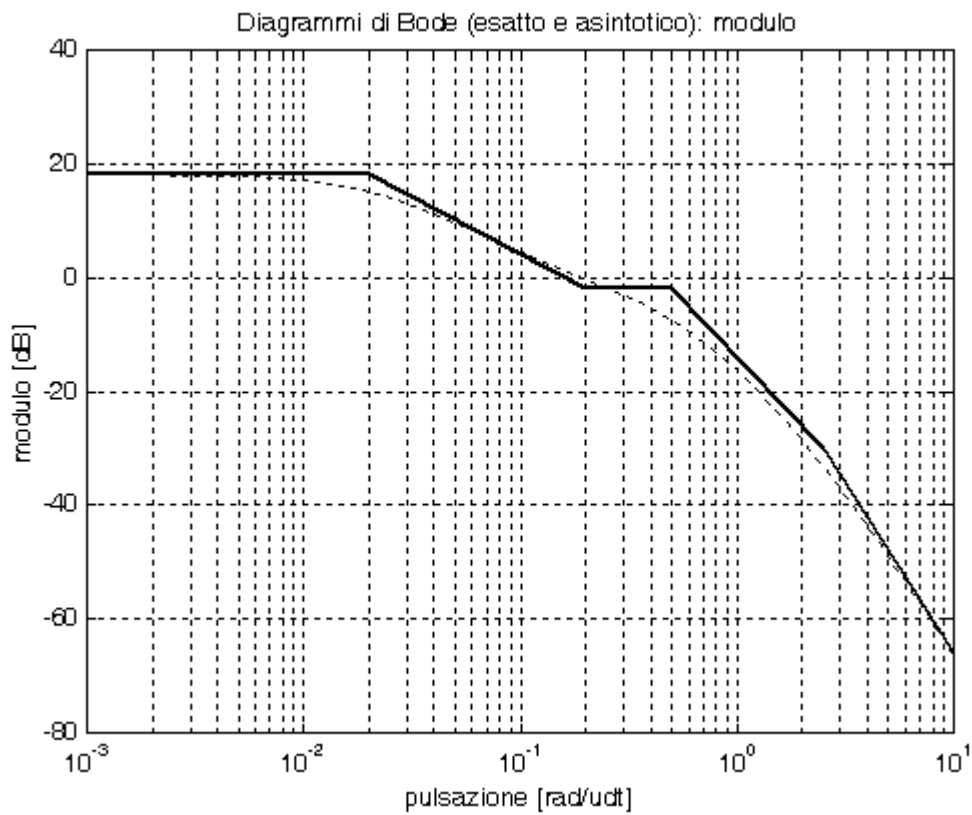
24.2 $G(s) = \frac{8(1 + 5s)}{(1 + 50s)(1 - 2s)^2(1 + 0.4s)}$



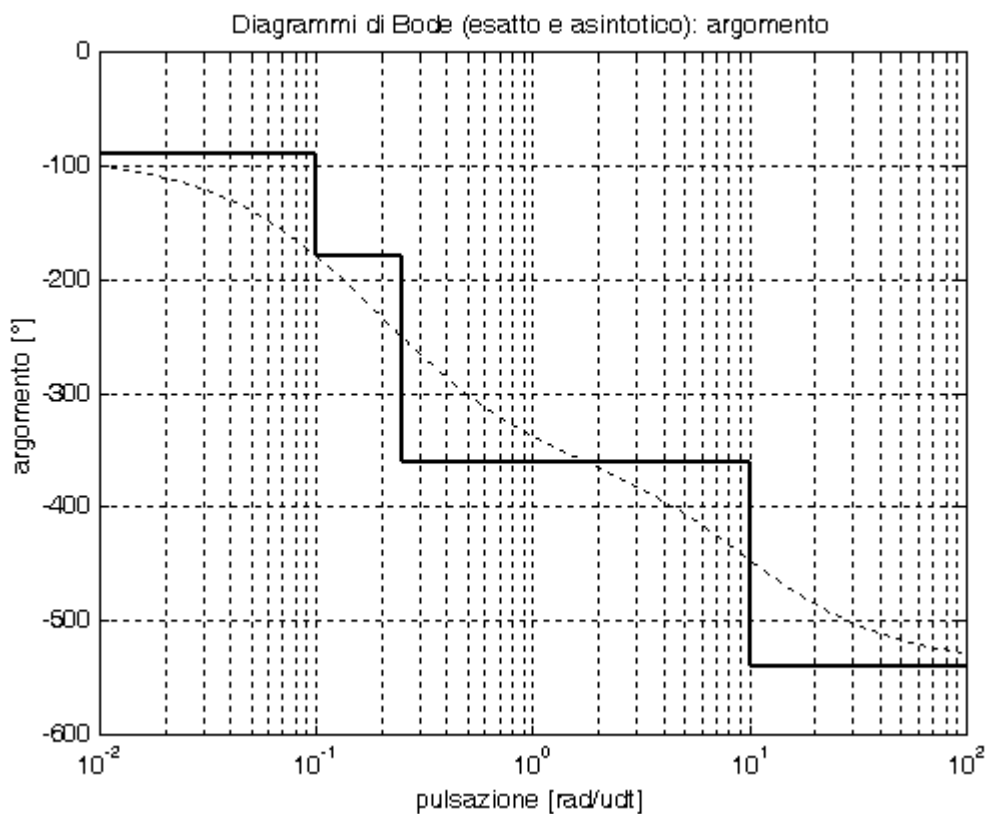
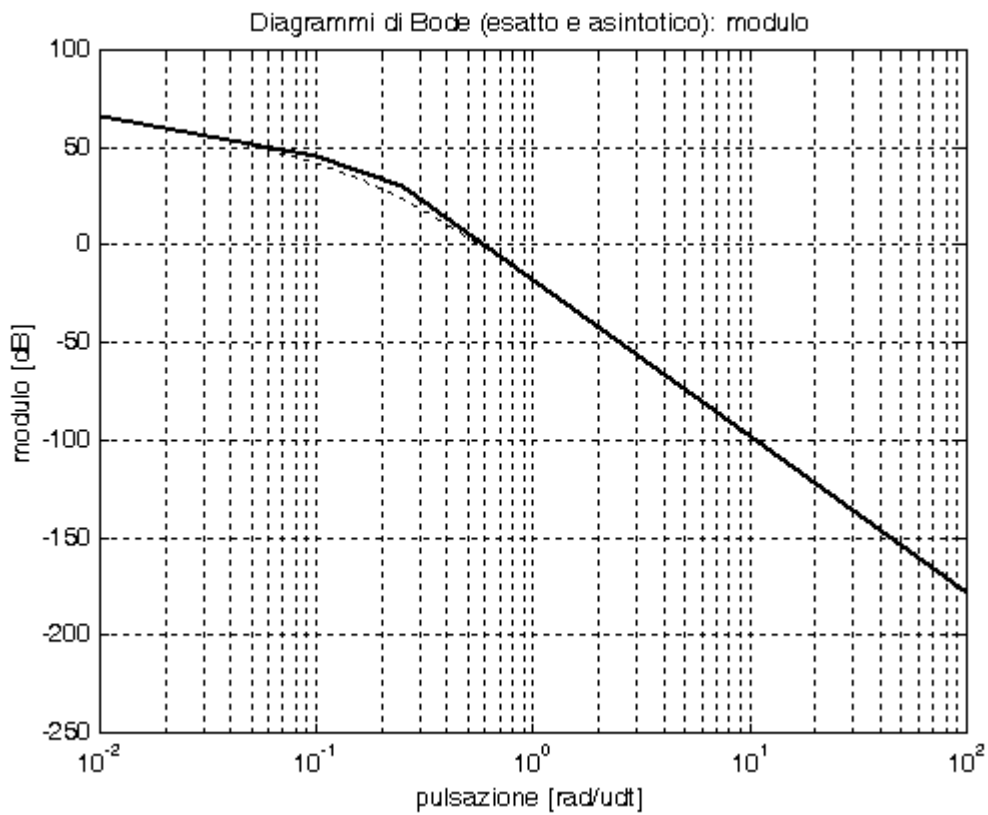
24.3 $G(s) = \frac{100 s (1 + 0.003 s)}{(1 + 10 s) (1 + 0.001 s)^2}$



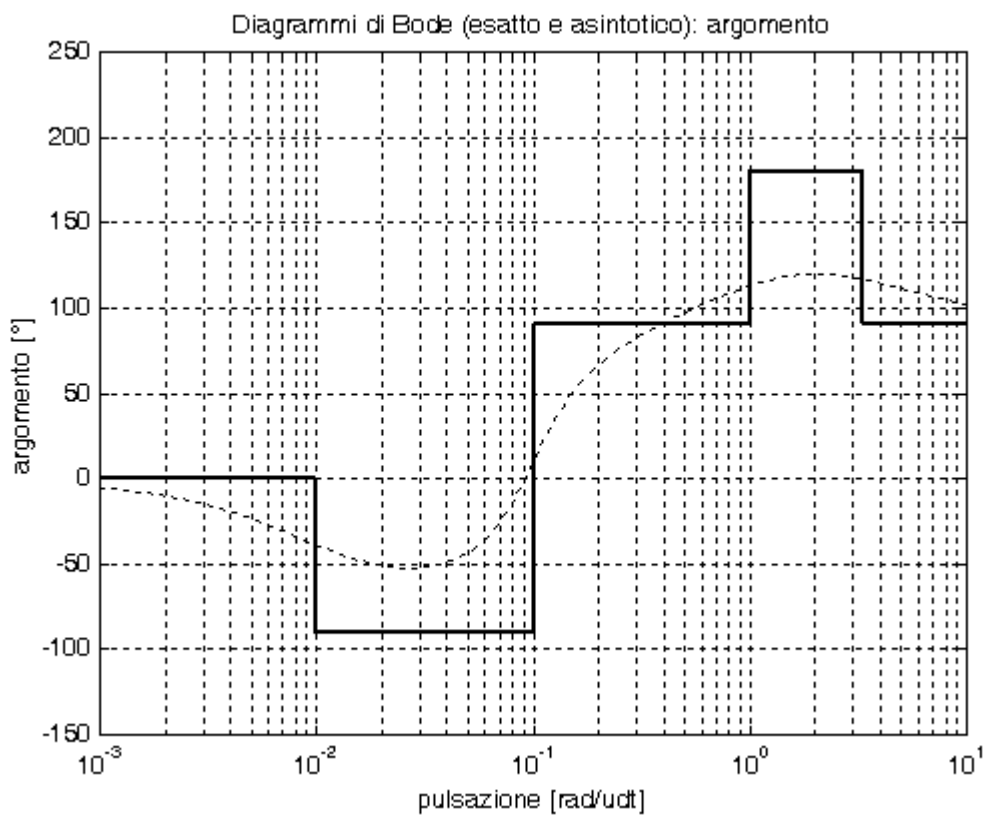
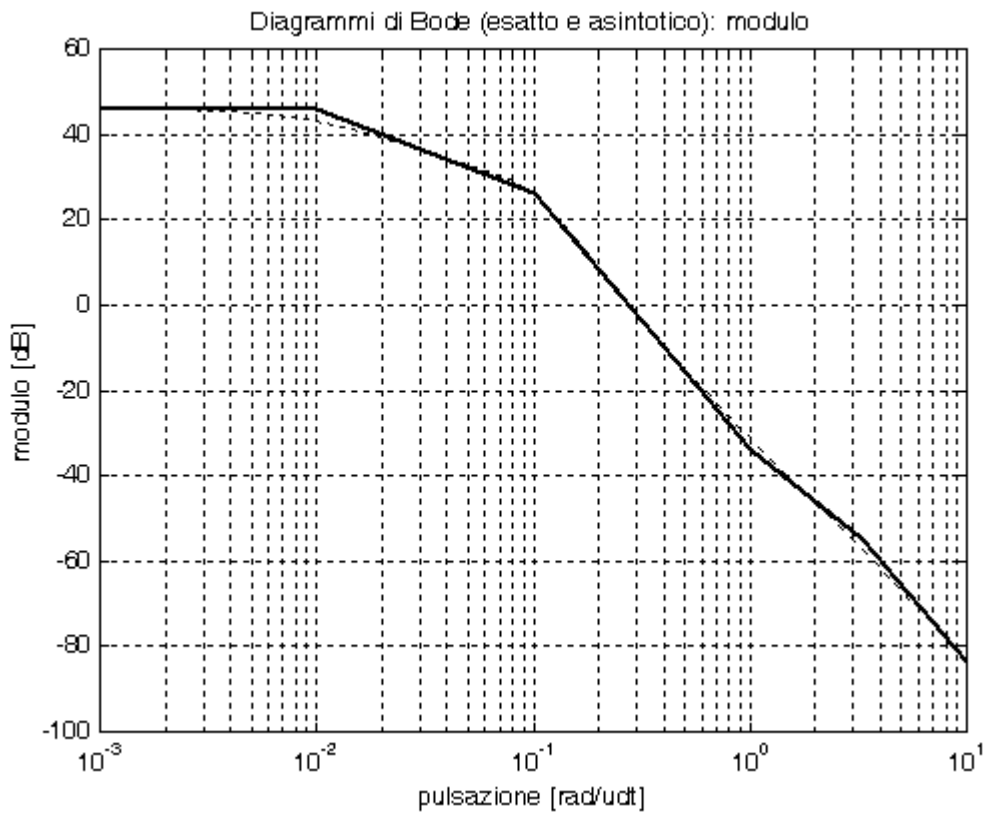
24.4 $G(s) = \frac{8(1 - 5s)}{(1 + 50s)(1 + 2s)^2(1 + 0.4s)}$



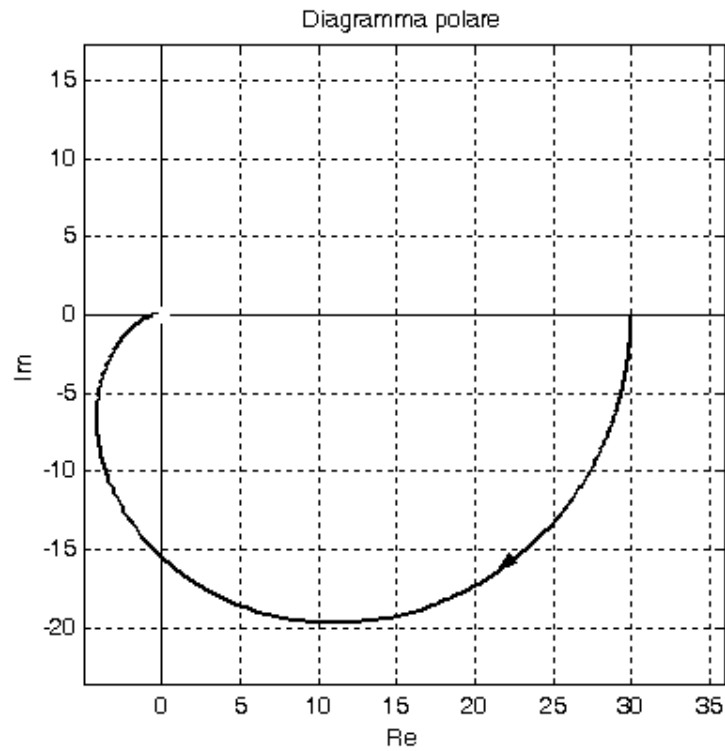
24.5 $G(s) = \frac{20(1 - 0.1s)}{s(1 + 10s)(1 + 4s)^2(1 + 0.1s)}$



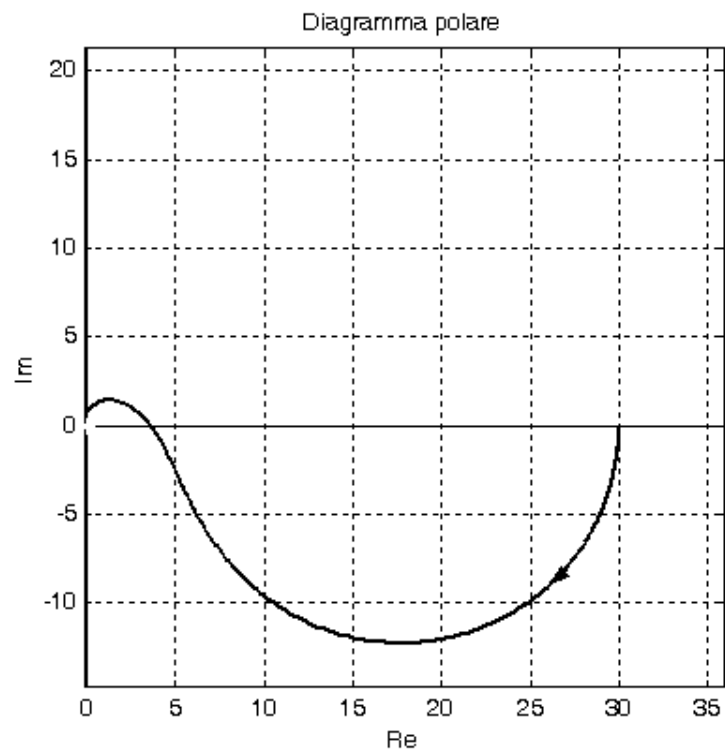
24.6
$$G(s) = \frac{200(1+s)}{(1+100s)(1-10s+100s^2)(1+0.3s)}$$



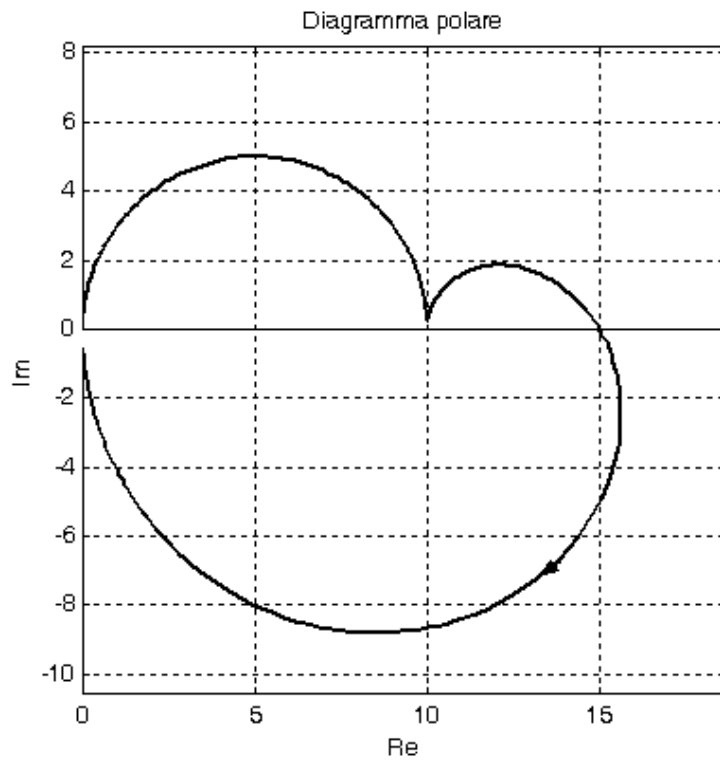
$$24.1 \quad G(s) = \frac{30}{(1 + 10s)^2 (1 + 0.2s) (1 + 0.05s)^3}$$



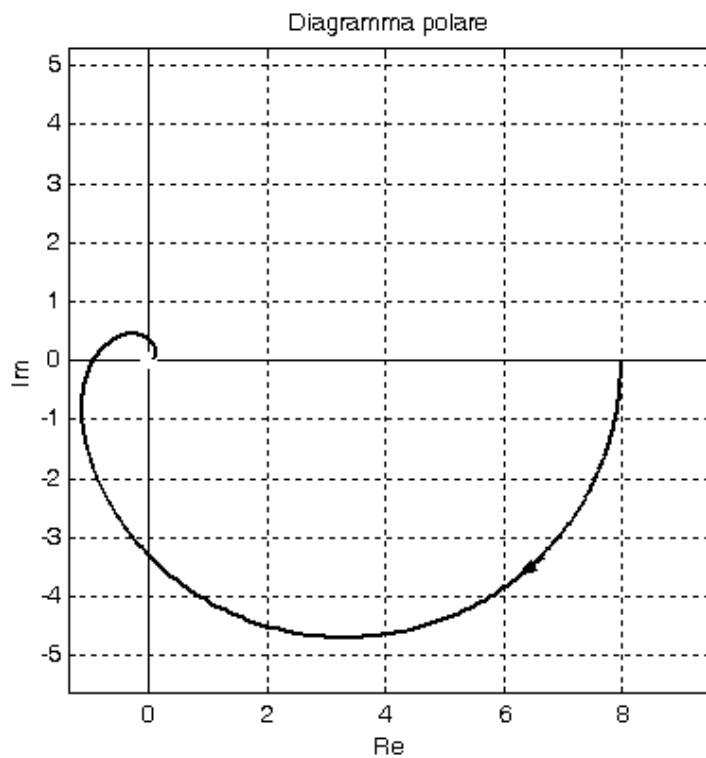
$$24.2 \quad G(s) = \frac{8(1 + 5s)}{(1 + 50s)(1 - 2s)^2(1 + 0.4s)}$$



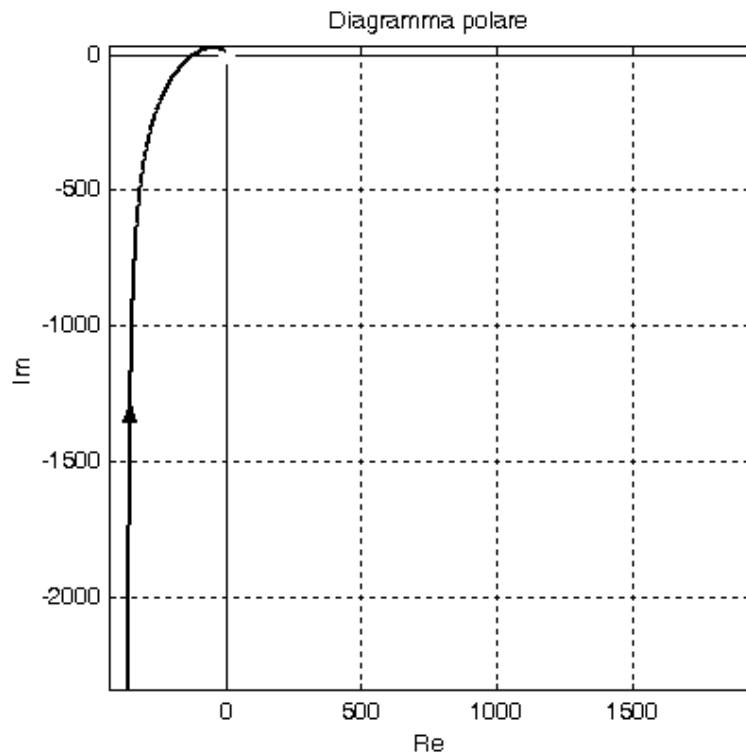
$$24.3 \quad G(s) = \frac{100 s (1 + 0.003 s)}{(1 + 10 s) (1 + 0.001 s)^2}$$



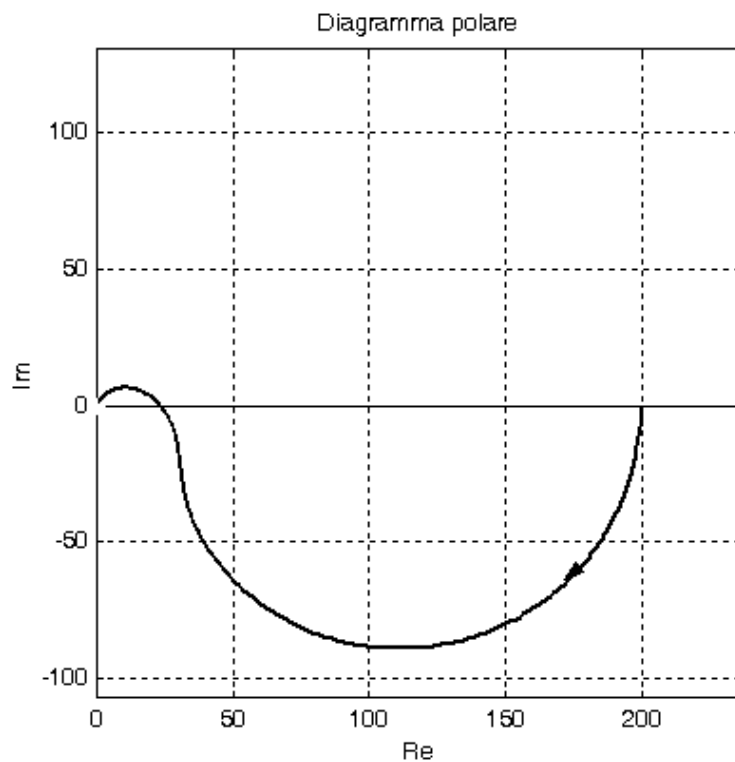
$$24.4 \quad G(s) = \frac{8 (1 - 5 s)}{(1 + 50 s) (1 + 2 s)^2 (1 + 0.4 s)}$$



$$24.5 \quad G(s) = \frac{20(1 - 0.1s)}{s(1 + 10s)(1 + 4s)^2(1 + 0.1s)}$$

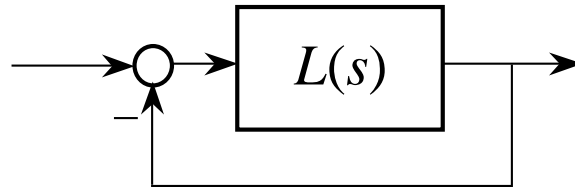


$$24.6 \quad G(s) = \frac{200(1 + s)}{(1 + 100s)(1 - 10s + 100s^2)(1 + 0.3s)}$$



Esercizio 25

Con riferimento a quelle, fra le seguenti funzioni di trasferimento d'anello, che rispettano le ipotesi di Bode, si calcoli il corrispondente margine di fase; e, qualora questo risulti positivo, anche il margine di guadagno.



$$25.1 \quad L(s) = \frac{30}{(1 + 10s)^2 (1 + 0.2s) (1 + 0.05s)^3}$$

$$25.2 \quad L(s) = \frac{30(1+s)}{s^2 (1 + 0.01s) (1 + 0.003s)^2}$$

$$25.3 \quad L(s) = \frac{100s(1 + 0.003s)}{(1 + 10s) (1 + 0.001s)^2}$$

$$25.4 \quad L(s) = \frac{20(1 - 0.04s)}{s(1 + 0.04s) (1 + 0.01s)^2}$$

$$25.5 \quad L(s) = \frac{0.02 \exp(-2s)}{s(1 + 12s)}$$

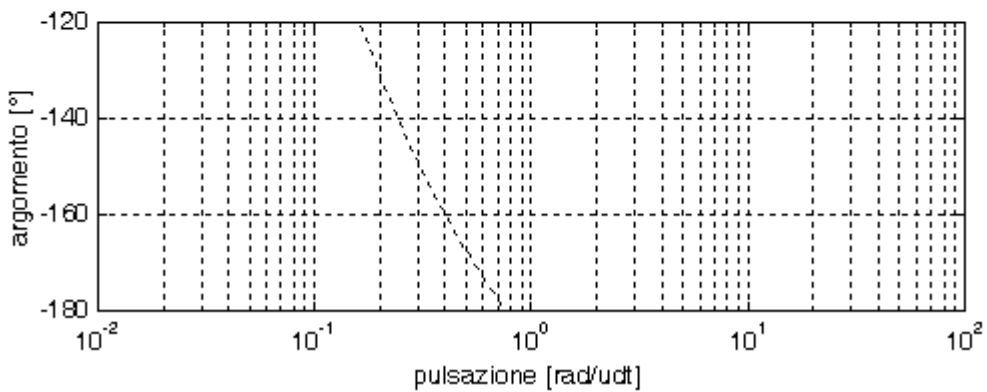
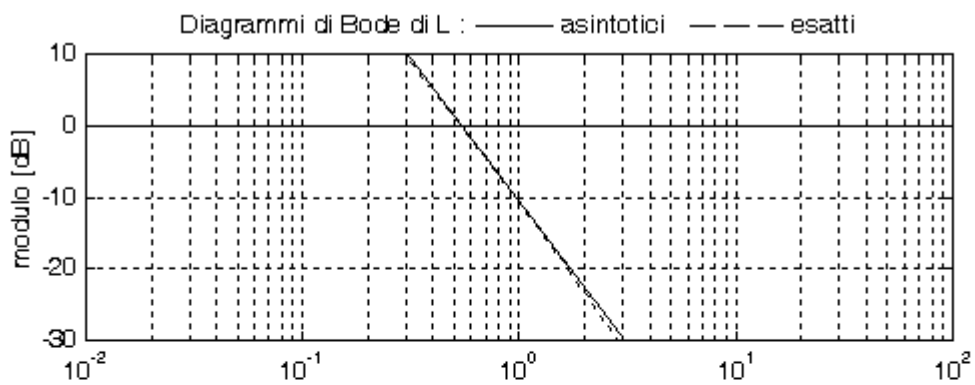
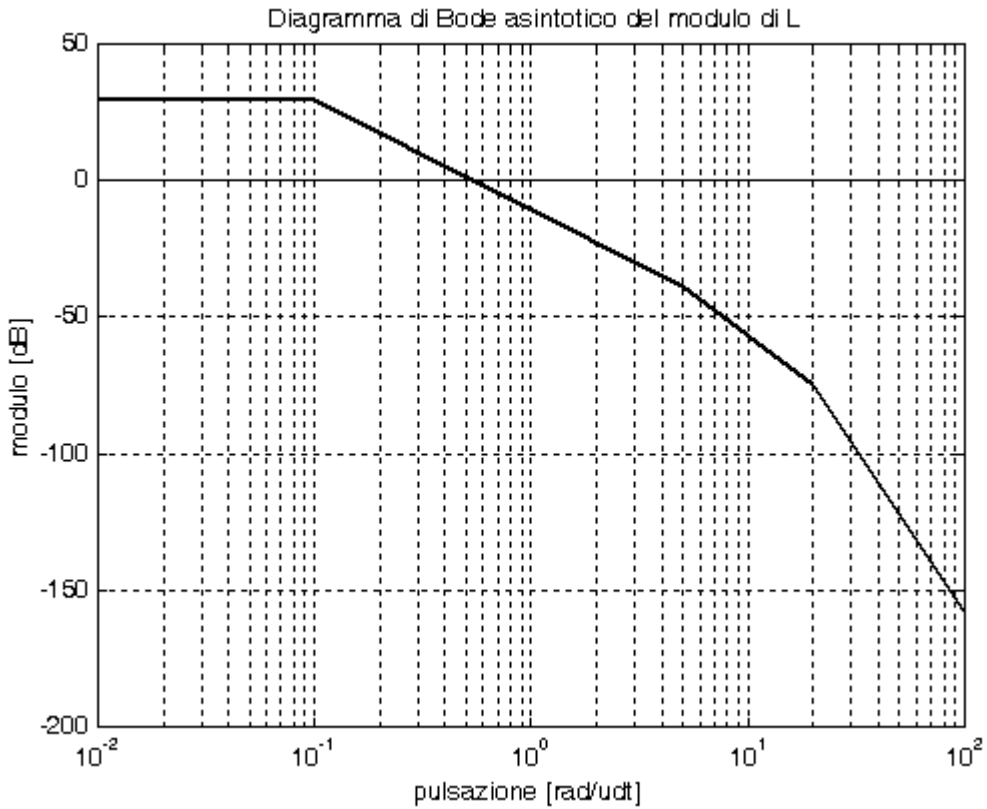
$$25.6 \quad L(s) = \frac{200(1+s)}{(1 + 100s)(1 - 10s + 100s^2)(1 + 0.3s)}$$

$$25.7 \quad L(s) = \frac{-120}{s(1 + 5s)}$$

$$25.8 \quad L(s) = \frac{0.01}{s(1 + 30s) (1 + 10s + 100s^2)} \cdot$$

$$25.1 \quad L(s) = \frac{30}{(1 + 10s)^2 (1 + 0.2s) (1 + 0.05s)^3}$$

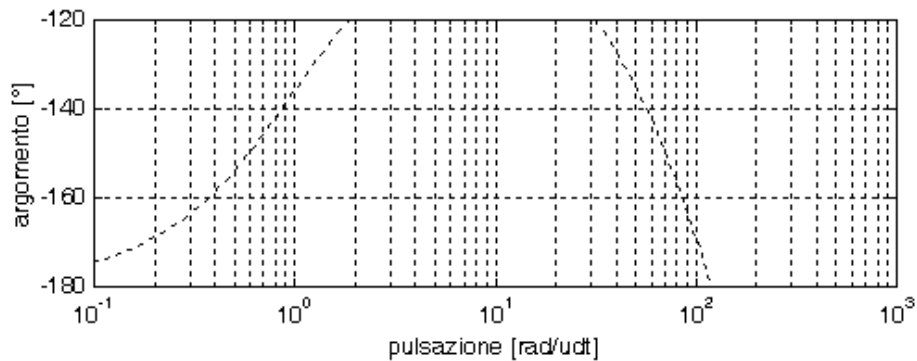
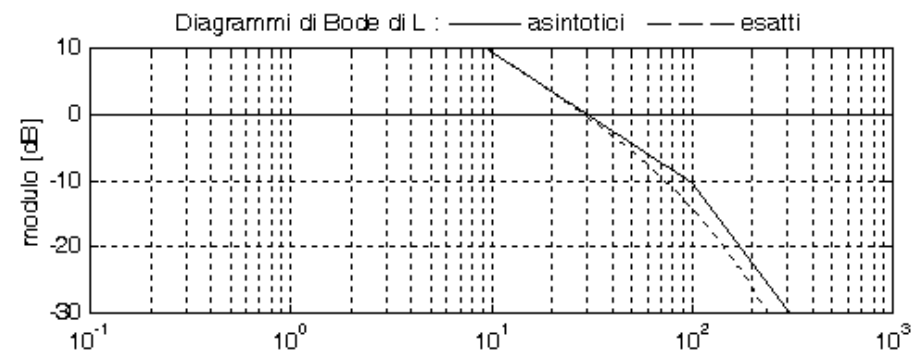
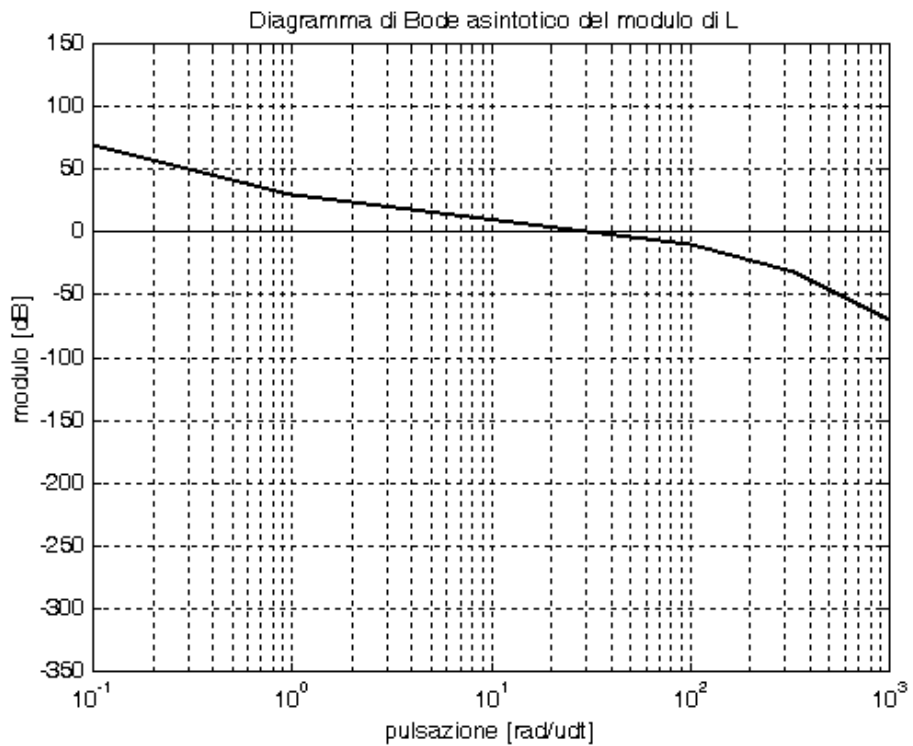
$L(s)$ non ha poli con parte reale positiva ($P=0$); per altro, il diagramma di Bode (asintotico) del modulo di L , riportato nella prima figura della pagina seguente, dimostra che questa funzione di trasferimento d'anello rispetta l'ulteriore ipotesi di Bode. La seconda figura consente un'analisi più dettagliata (ω_c , ϕ_m , ω_π , μ_m), da confrontarsi con i valori esatti riportati in calce.



$$\omega_c = 0.5367, \quad \varphi_m = 10^\circ, \quad \omega_\pi = 0.7555, \quad \mu_m = 2 \text{ (6 dB)}$$

$$25.2 \quad L(s) = \frac{30(1+s)}{s^2(1+0.01s)(1+0.003s)^2}, \quad P=0$$

$P=0$



$$\omega_c = 28.65, \quad \varphi_m = 62^\circ, \quad \omega_\pi = 119.5, \quad \mu_m = 7 \text{ (16.9 dB)}$$

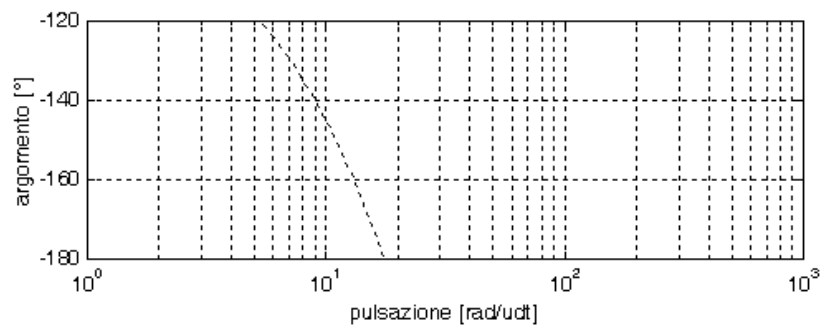
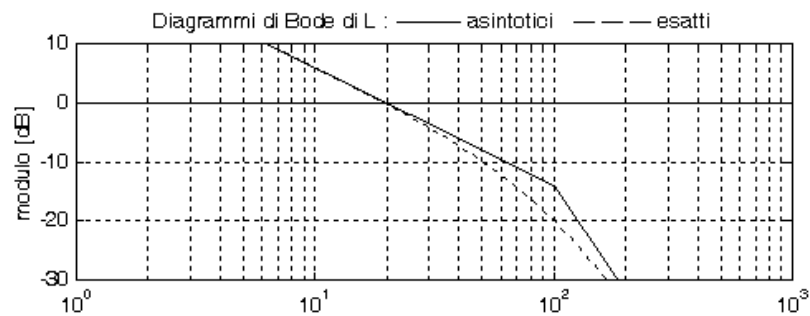
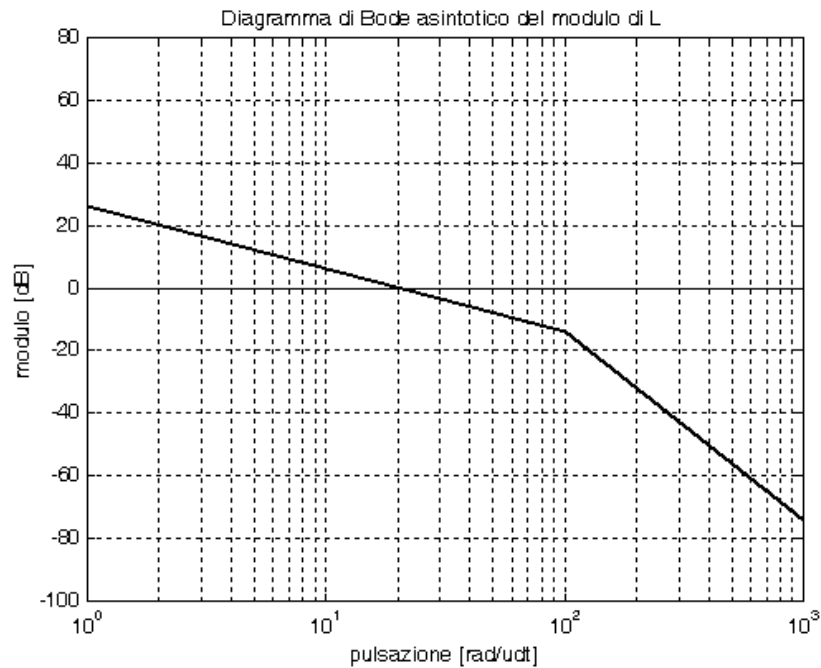
$$25.3 \quad L(s) = \frac{100 s (1 + 0.003 s)}{(1 + 10 s) (1 + 0.001 s)^2}$$

$$P = 0$$

Il diagramma di Bode del modulo taglia due volte l'asse delle ω (Esercizio 24.3), quindi è violata una delle ipotesi di Bode.

$$25.4 \quad L(s) = \frac{20 (1 - 0.04 s)}{s (1 + 0.04 s) (1 + 0.01 s)^2}$$

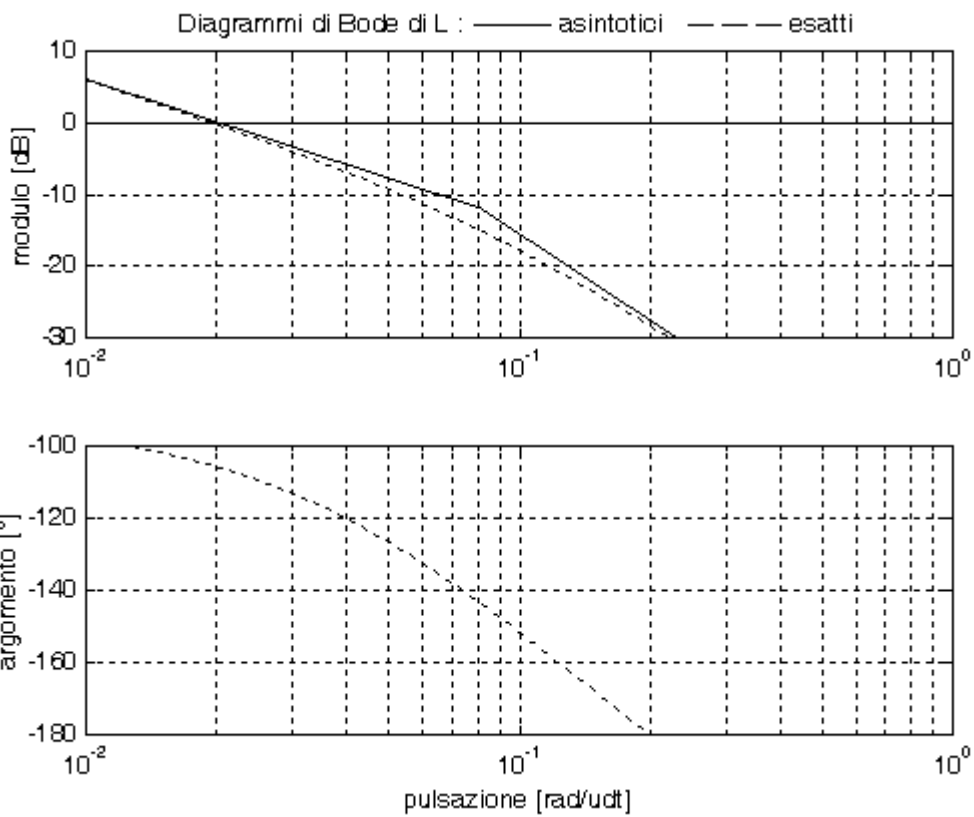
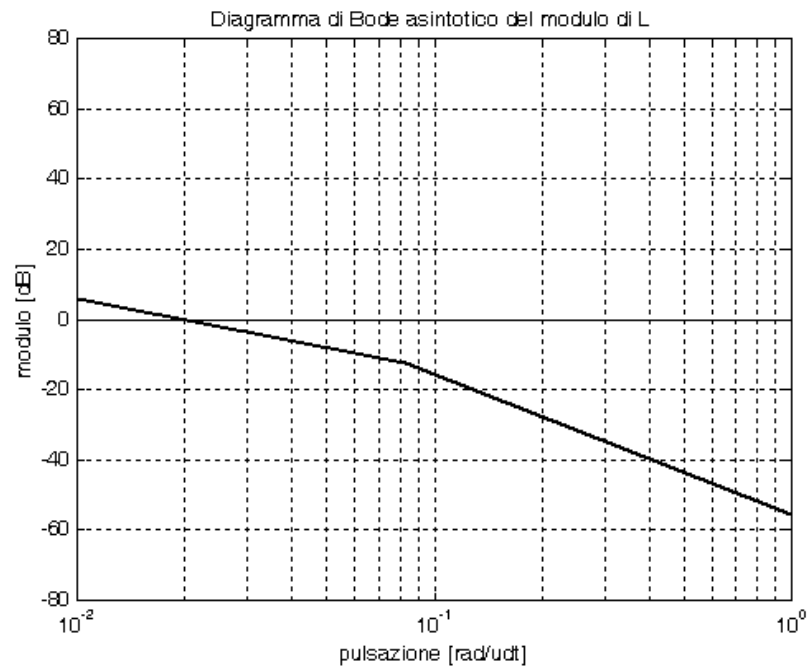
$$P = 0$$



$$\omega_c = 19.28, \quad \phi_m = -7^\circ$$

$$25.5 \quad L(s) = \frac{0.02 \exp(-2s)}{s(1+12s)}$$

$$P = 0$$



$$\omega_c = 0.0195, \quad \varphi_m = 75^\circ, \quad \omega_\pi = 0.1986, \quad \mu_m = 25.66 \text{ (28.19 dB)}$$

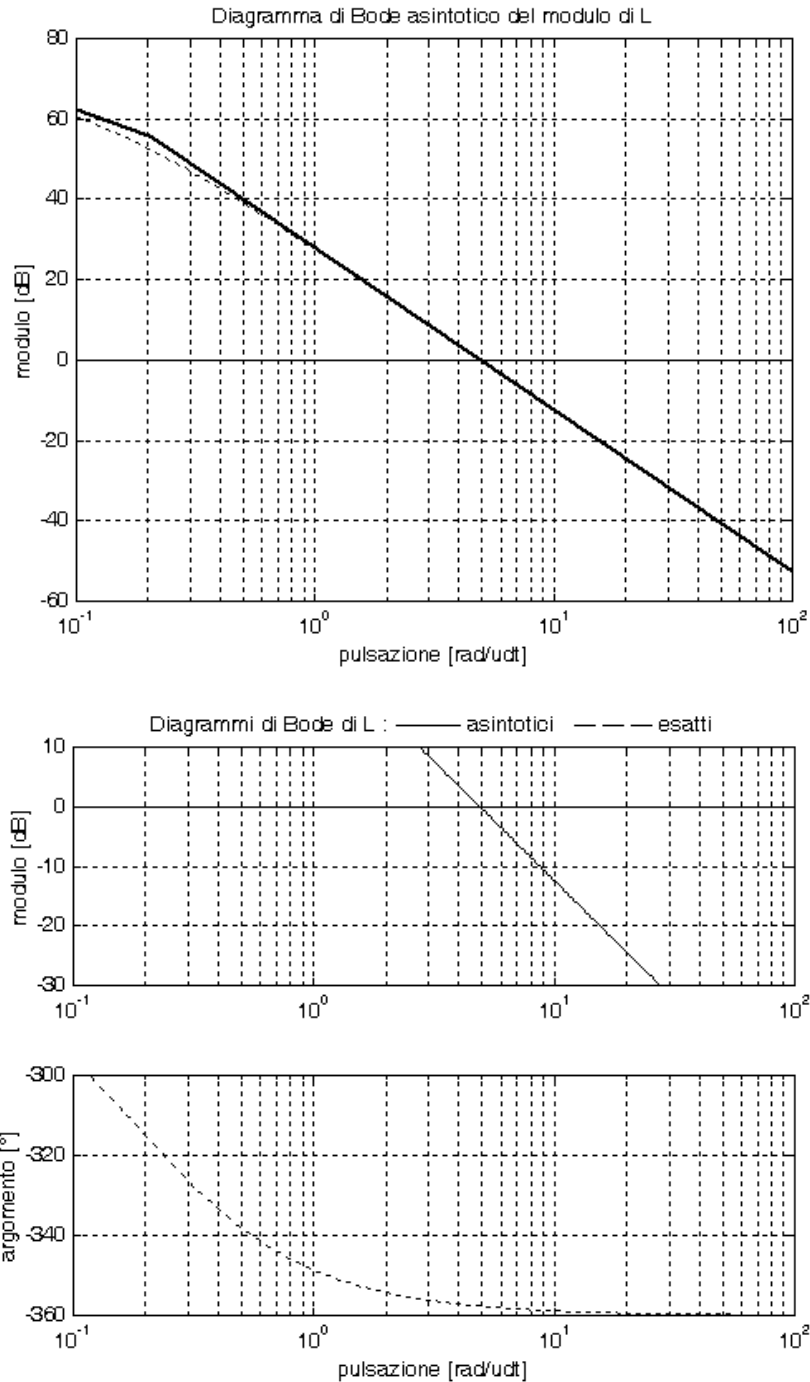
$$25.6 \quad L(s) = \frac{200(1+s)}{(1+100s)(1-10s+100s^2)(1+0.3s)}$$

$$P = 2$$

I due poli complessi coniugati con fattore di smorzamento negativo hanno parte reale positiva; quindi, è violata una delle ipotesi di Bode.

$$25.7 \quad L(s) = \frac{-120}{s(1+5s)}$$

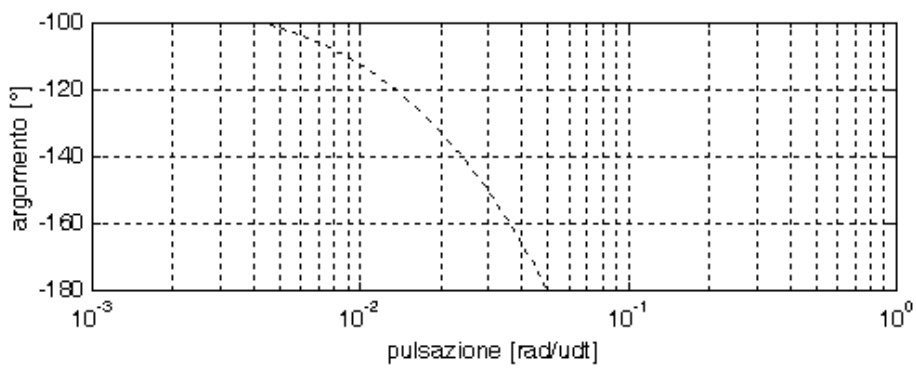
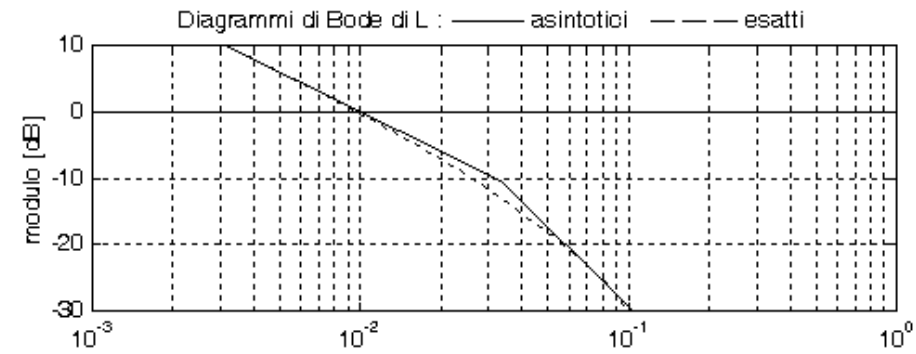
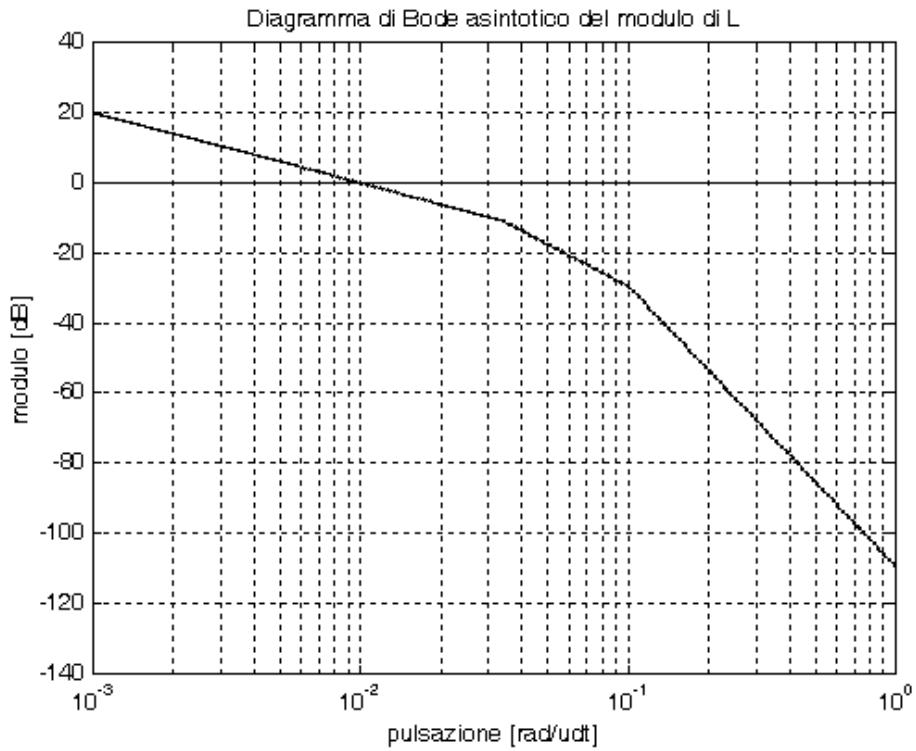
$$P = 0$$



$$\omega_c = 4.897, \quad \varphi_m = -178^\circ$$

$$25.8 \quad L(s) = \frac{0.01}{s(1 + 30s)(1 + 10s + 100s^2)}$$

$$P = 0$$



$$\omega_c = 0.00965, \quad \varphi_m = 68^\circ, \quad \omega_\pi = 0.05, \quad \mu_m = 8.1 \text{ (18.17 dB)}$$