

**COMPITO DI CONTROLLI AUTOMATICI**  
**Ingegneria dell'Informazione**  
**20 Febbraio 2014**

**Esercizio 1.** [11 punti] Si consideri il modello ingresso/uscita a tempo continuo avente la seguente funzione di trasferimento:

$$G(s) = 10^3 \frac{s(s+1)(s+10)}{(s^2+s+1)(s^2-100s+10^4)}.$$

- i) Si determini il diagramma di Bode (modulo e fase) della risposta in frequenza del sistema;
- ii) si determini il diagramma di Nyquist di  $G(j\omega)$  per  $\omega \in \mathbb{R}$ , si studi, attraverso il criterio di Nyquist, la stabilità BIBO del sistema ottenuto per retroazione unitaria negativa da  $G(s)$  e si determini l'eventuale numero di poli a parte reale positiva di  $W(s)$ .

**Esercizio 2.** [8 punti] Data la funzione di trasferimento

$$G(s) = \frac{s^2(s^2+2s+2)}{(s-1)(s+1)^2(s+7)(s+a)}$$

è richiesto di

- i) determinare il valore di  $a \in \mathbb{R}$ , sapendo che  $s = -2$  è punto doppio del luogo;
- ii) per tale valore di  $a$  tracciare il luogo positivo delle radici;
- iii) senza effettuare nessun calcolo particolare, per il luogo negativo ci sono a priori 3 diversi possibili andamenti, dei quali è richiesto il tracciamento.

**Esercizio 3.** [7 punti] Si consideri la funzione di trasferimento

$$G(s) = \frac{1+s}{1+\frac{s}{a}+\frac{s^2}{100}}.$$

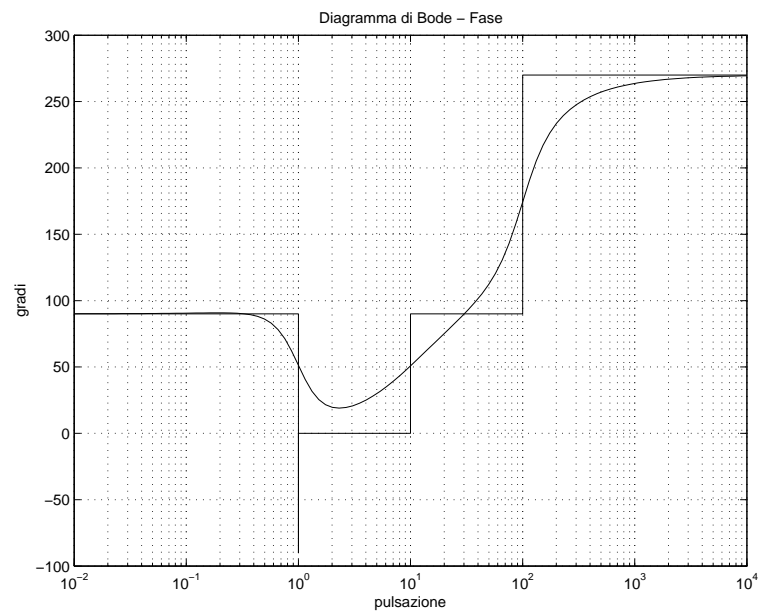
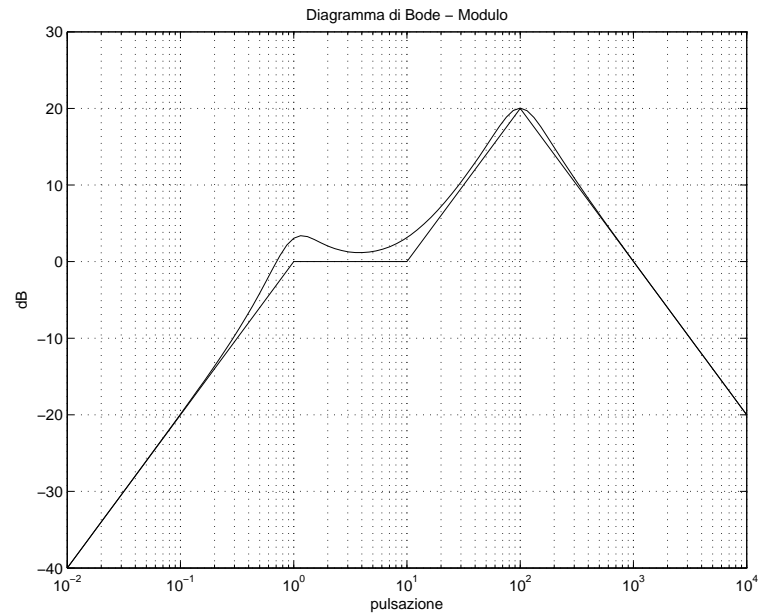
- i) Per  $a = 10$ , è richiesto di progettare un compensatore stabilizzante  $C_1(s)$  che garantisca errore a regime al gradino pari a circa 0.1, pulsazione di attraversamento pari a circa  $10^4$  rad/s e margine di fase pari a circa  $90^\circ$ .
- ii) Sempre assumendo  $a = 10$ , è richiesto di progettare un compensatore stabilizzante  $C_2(s)$  che garantisca errore a regime alla rampa pari a circa 0.1 rad/s, pulsazione di attraversamento pari a circa 0.1 rad/s e margine di fase pari a circa  $45^\circ$ .
- iii) Per  $a$  molto grande (molto maggiore di 10), il funzionamento del compensatore  $C_2(s)$  appena progettato verrebbe compromesso: per quale motivo?

**Teoria.** [5 punti] Dato un modello ingresso/uscita LTI a tempo continuo causale, descritto da un'equazione differenziale lineare e a coefficienti costanti:

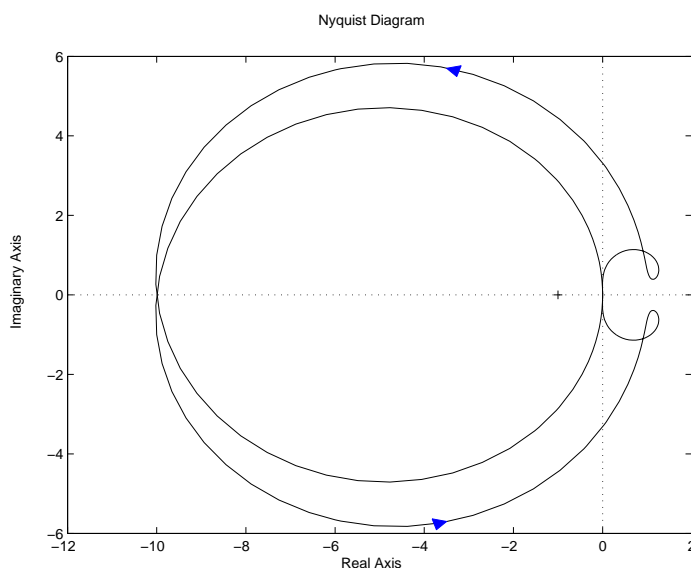
- si definisca il concetto di stabilità BIBO;
- si forniscano due caratterizzazioni della stabilità BIBO in termini di proprietà della risposta impulsiva del sistema;
- si dimostri che tali condizioni sono equivalenti tra loro ed alla stabilità BIBO;
- si dimostri che la stabilità BIBO è equivalente al fatto che la funzione di trasferimento del sistema abbia tutti i poli a parte reale negativa.

# SOLUZIONI

Esercizio 1. i) [5 punti]



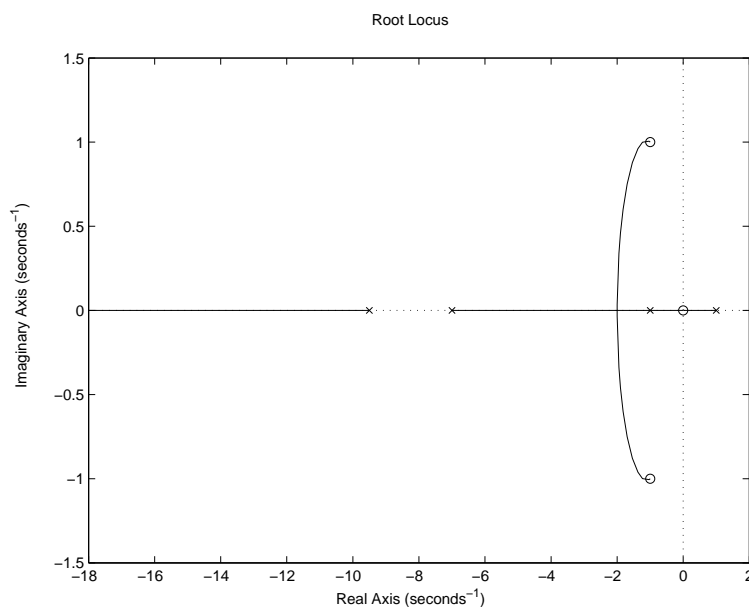
ii) [6 punti]



$N = 2, n_{G+} = 2$  e quindi  $n_{W+} = 0$ . Pertanto  $W(s)$  è BIBO stabile.

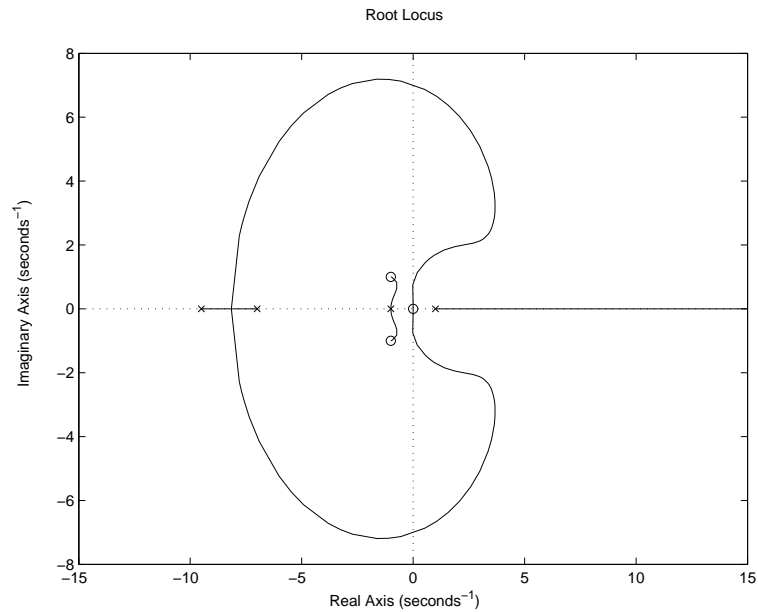
**Esercizio 2.** i) [2 punti] Valutando l'equazione dei punti doppi per  $s = -2$  si trova un'equazione lineare in  $a$ , che è verificata se e solo se  $a = \frac{19}{2}$ .

ii) [3 punti] Dalla regola dei segmenti sull'asse appartenenti al luogo, due rami necessariamente si muovono sull'asse reale da  $s = -1$  e  $s = +1$  verso lo zero doppio in  $s = 0$ , un altro ramo sull'asse reale verso  $-\infty$  partendo da  $s = -\frac{19}{2}$  (unico asintoto), e due rami convergono sull'asse reale verso il punto doppio partendo da  $s = -7$  e da  $s = -1$ . Dopo l'incontro nel punto doppio, i due rami non possono che fuoriuscire dall'asse reale (con simmetria coniugata) e dirigersi verso i due zeri in  $s = -1 \pm i$ .

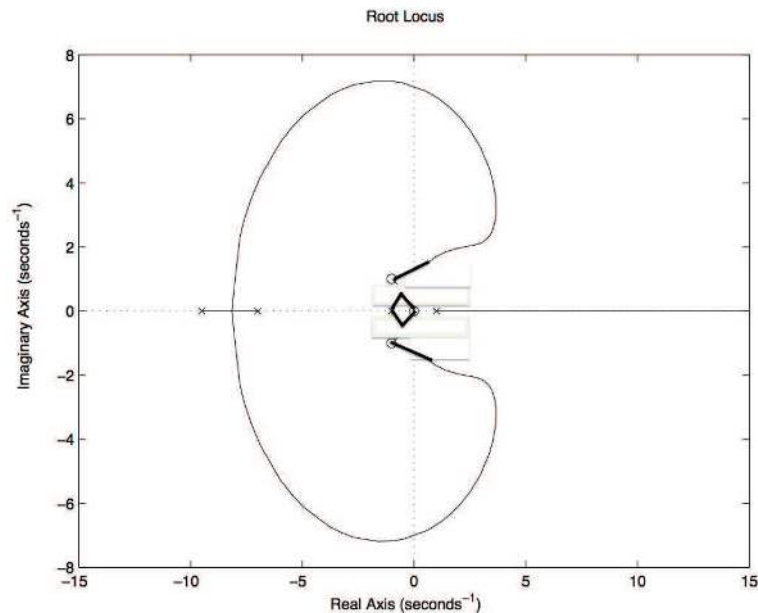


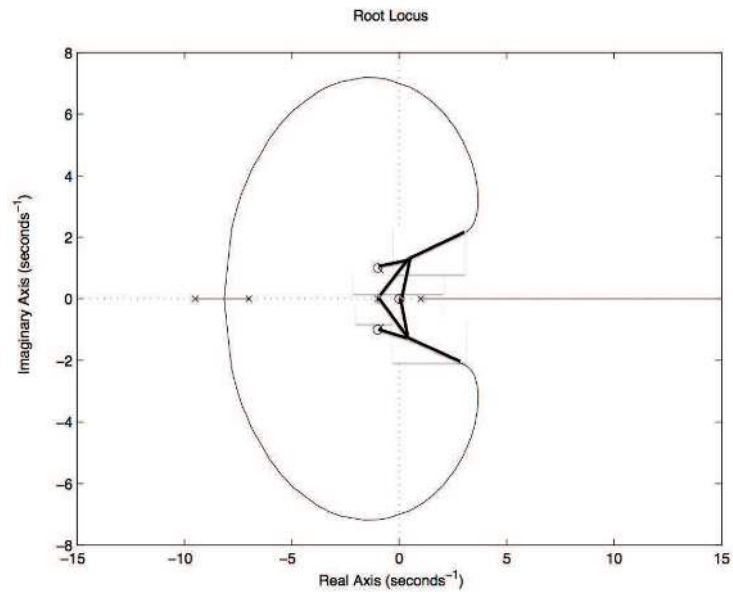
iii) [3 punti] In ogni caso deve esserci un punto doppio reale tra  $s = -\frac{19}{2}$  e  $s = -7$ , da

cui escono due rami complessi, ed anche due rami complessi che escono dal polo doppio in  $s = -1$ , mentre un ramo reale va verso l'asintoto  $(+\infty)$  uscendo da  $s = +1$ . I due rami uscenti dal punto doppio a sinistra di  $s = -7$  possono andare verso la coppia di zeri complessi coniugati, mentre quelli uscenti dal polo doppio in  $s = -1$  verso lo zero doppio in  $s = 0$ , ma può accadere anche il viceversa. Infine, la terza possibilità è che i rami complessi si incrocino in due punti doppi complessi coniugati, e da questo si dipartano altri rami che terminano nei 4 zeri  $(0, 0, -1 + i, -1 - i)$ . Il luogo negativo effettivo è il seguente:

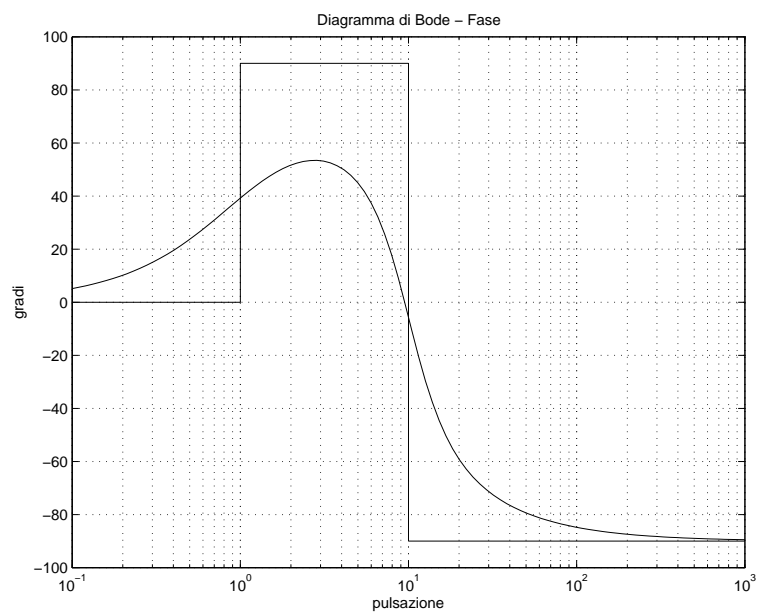
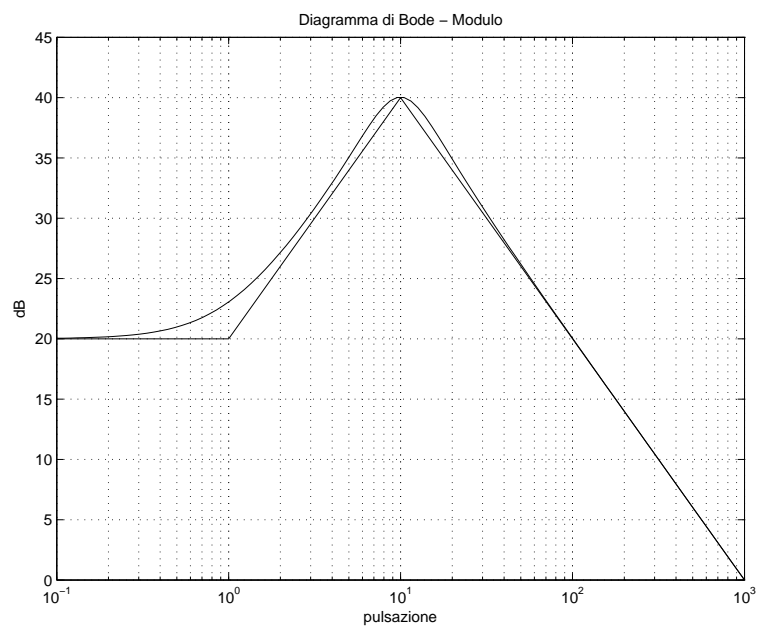


I seguenti rappresentano le altre due situazioni precedentemente illustrate:





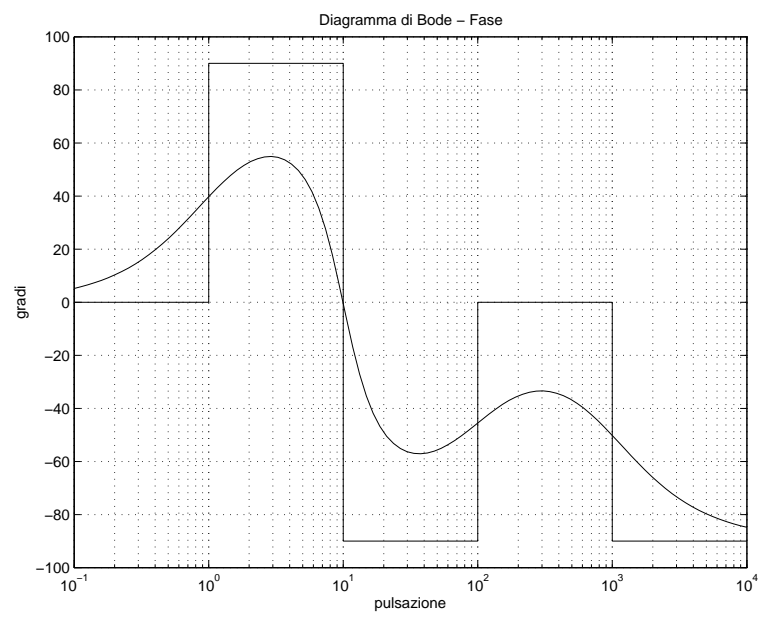
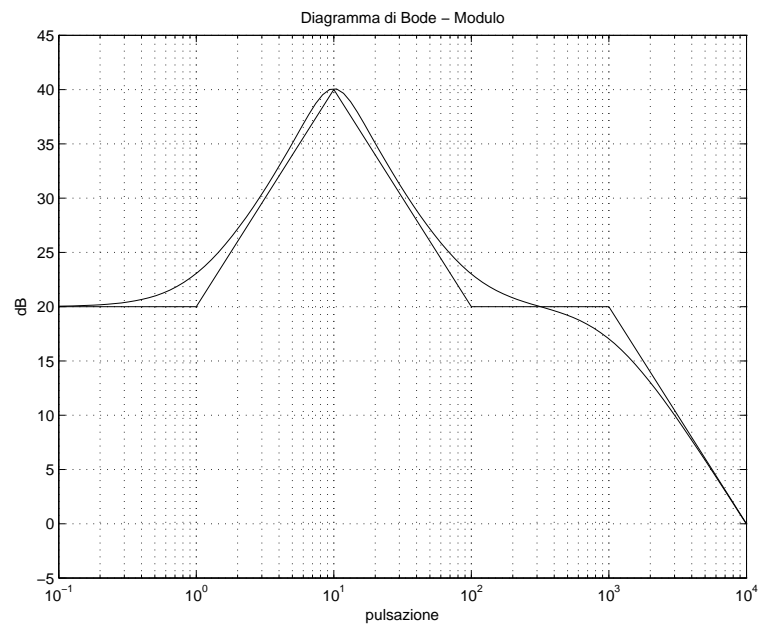
**Esercizio 3.** i) [2.5 punti] È necessario il ricorso preliminare a  $C'_1(s) = 10$ , con il che il diagramma di Bode di  $C'_1(s)G(s)$  taglia l'asse a 0 dB a circa  $10^3$  rad/s con margine di fase di circa  $90^\circ$ .



Ricorrendo ad una rete anticipatrice con coppia polo-zero distanziata di una decade, ad esempio

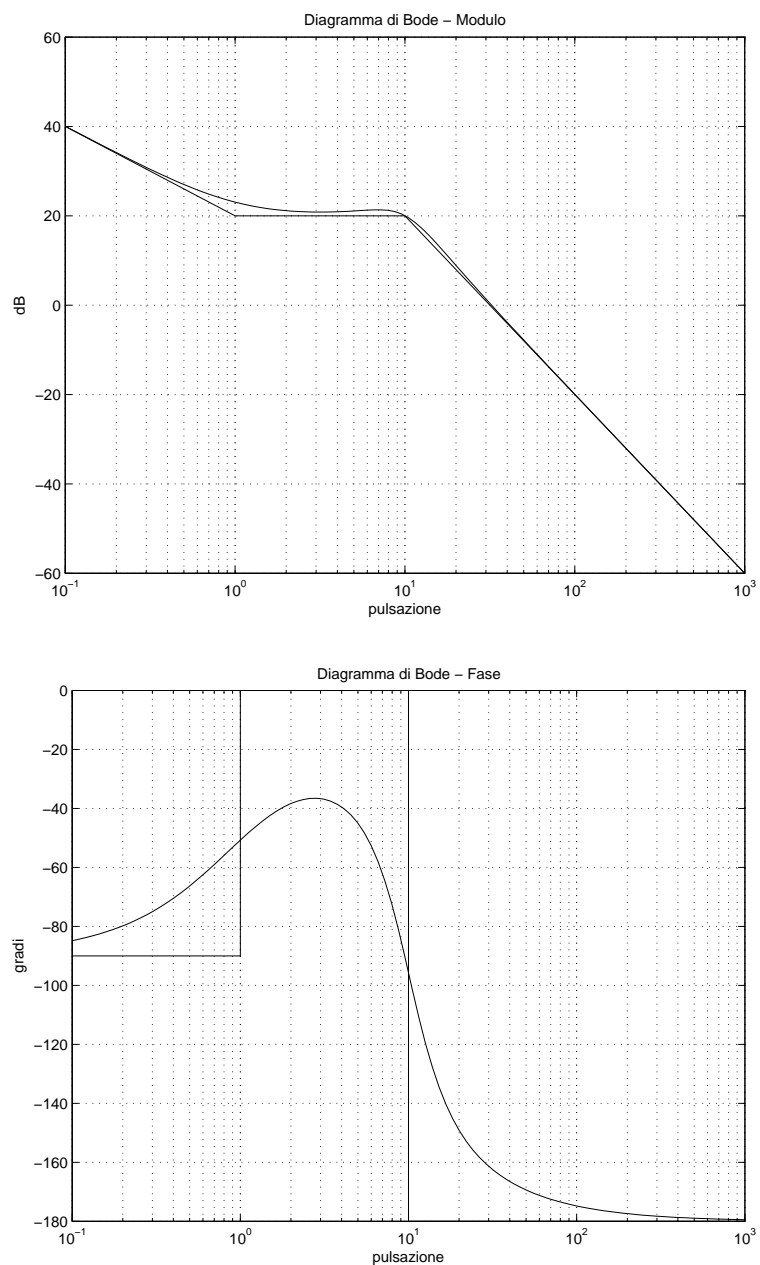
$$C_1(s) = 10 \frac{1 + \frac{s}{100}}{1 + \frac{s}{1000}}$$

si ottiene il risultato desiderato.



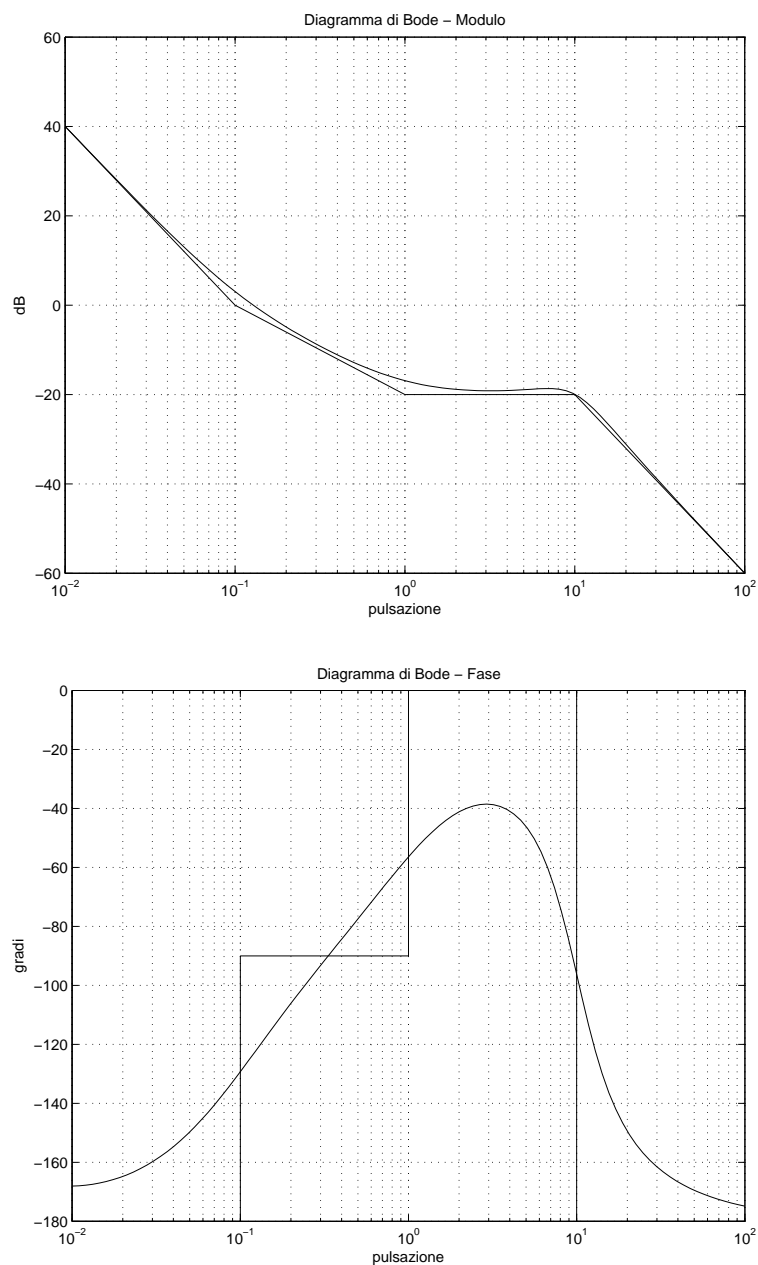
ii) [3.5 punti] Nel secondo caso è necessario il ricorso preliminare a  $C'_2(s) = \frac{10}{s}$ , con il che il modulo in  $\omega = 0.1$  è di circa 40db.





Da ciò la necessità di una rete ritardatrice con coppia polo-zero distanziata di due decadi, oltre al posizionamento dello zero in corrispondenza della pulsazione di attraversamento, per il requisito sul margine di fase. Quindi

$$C_2(s) = \frac{10}{s} \times \frac{1 + 10s}{1 + 1000s}$$



iii) [1 punti] Il piccolissimo picco di risonanza ( $\xi = 0.5$ ) non crea alcun problema in tali contesti, e la stabilità BIBO del sistema retroazionato è garantita in entrambi i casi dal Criterio di Bode. Se  $a$  fosse molto grande,  $\xi$  diminuirebbe a dismisura e potrebbe causare, nel caso del compensatore  $C_2(s)$ , l'insorgere del fenomeno di multiple pulsazioni di attraversamento, con perdita della stabilità dello schema retroazionato.

**Teoria.** [5 punti] Si veda il Capitolo 4, pag. 80-82, del Libro di testo (seconda edizione).