

# COMPITO DI SEGNALI E SISTEMI

## 18 dicembre 2007

### Teoria 1.[5 punti]

Si forniscano le definizioni di stabilità asintotica e stabilità BIBO per un sistema LTI e causale descritto da un'equazione differenziale lineare a coefficienti costanti. Si faccia un esempio di un sistema BIBO stabile ma non asintoticamente stabile. Indicando con  $h(t)$  la risposta impulsiva del sistema, si dimostri che la condizione

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < +\infty$$

implica la stabilità BIBO.

### Teoria 2.[5 punti]

Si dia la definizione di serie di Fourier esponenziale per un segnale a tempo continuo  $u(t)$ , periodico di periodo  $T$ .

Si dimostri che se il segnale  $u(t)$  è pari (cioè  $u(t) = u(-t)$ ), allora i coefficienti di Fourier  $u_k$  sono reali.

Si descrivano le proprietà dell'approssimazione del segnale  $u(t)$  tramite il troncamento della serie di Fourier

$$u_L(t) := \sum_{k=-L}^L u_k e^{j2\pi \frac{k}{T} t}$$

nelle vicinanze di un eventuale punto di discontinuità del segnale  $u(t)$ .

NOTA: le risposte vanno adeguatamente giustificate.

# COMPITO DI SEGNALI E SISTEMI

## 18 dicembre 2007

**Esercizio 1.**[5 punti] Si tracci il diagramma di Bode (modulo e fase) della funzione di trasferimento:

$$H(s) = 100 \frac{(s^2 - 20s + 100)}{(s + 0.1)(s^2 + 2s + 10000)}$$

**Esercizio 2.** Si consideri il modello ingresso/uscita a tempo continuo e causale descritto dalla seguente equazione differenziale:

$$\frac{d^3y(t)}{dt^3} + \frac{a}{6} \frac{d^2y(t)}{dt^2} - \frac{a^2}{6} \frac{dy(t)}{dt} = \frac{d^2u(t)}{dt^2} - \frac{du(t)}{dt},$$

dove  $a$  è un parametro reale.

i) [3 punti] Si studi la stabilità asintotica e la stabilità BIBO del sistema.

Assumendo nel seguito dell'esercizio  $a = 6$ :

ii) [3 punti] si determini, se possibile, un ingresso limitato in corrispondenza del quale l'uscita forzata risulta limitata.

iii) [3 punti] si determini la risposta impulsiva del sistema.

**Esercizio 3.** Si consideri il sistema a tempo discreto

$$y(k) - 0.9y(k-1) = au(k) + bu(k-1) \quad k \in \mathbb{Z}_+,$$

dove  $a$  e  $b$  sono due parametri reali.

i) [3 punti] Si calcoli la risposta impulsiva e la risposta in frequenza del sistema.

ii) [3 punti] Si trovino valori di  $a$  e  $b$  affinché la risposta a regime permanente del sistema sia in modulo minore di  $1/2$  per l'ingresso  $u_1(k) = \delta_{-1}(k)$  e in modulo maggiore di  $1$  per l'ingresso  $u_2(k) = (-1)^k \delta_{-1}(k)$ .

## SOLUZIONI

**Teoria 1.** [5 punti] Si veda il libro di testo, capitolo 2.

**Teoria 2.** [5 punti] Si veda il libro di testo, capitolo 5 paragrafo 5.1.

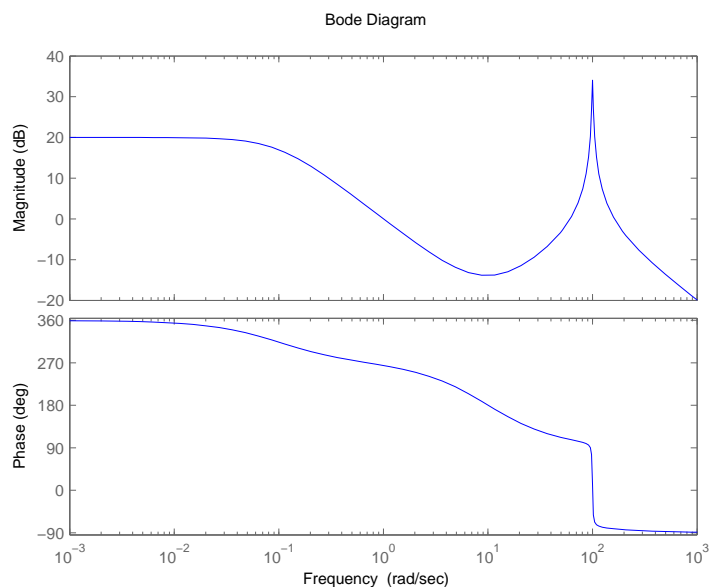
### Esercizio 1.

i) [5 punti] La risposta in frequenza del sistema in forma di Bode è

$$H(s) = 100 \frac{(s^2 - 20s + 100)}{(s + 0.1)(s^2 + 2s + 10000)}$$

$$H(j\omega) = 10 \frac{(1 - j\frac{\omega}{10})^2}{(1 + j\omega 10) \left(1 + 2\frac{1}{100}\frac{\omega}{100} - \frac{\omega^2}{10000}\right)}$$

I diagrammi di Bode di ampiezza e fase sono diagrammati nella Figura 1.



**Figura 1.** Diagramma di Bode.

### Esercizio 2.

i) [3 punti] Il polinomio caratteristico risulta  $s(s + a/2)(s - a/3)$ , le cui radici sono  $\lambda_1 = 0$ ,  $\lambda_2 = a/3$  e  $\lambda_3 = -a/2$ . Avendo una radice in zero il sistema non è mai asintoticamente stabile.

Per quanto riguarda la BIBO stabilità conviene calcolare la funzione di trasferimento, che risulta

$$H(s) = \frac{s - 1}{(s - a/3)(s + a/2)}$$

$H(s)$  ha sempre almeno un polo a parte reale maggiore o uguale a zero, a meno che non risulti  $a/3 = 1$ , cioè per  $a = 3$  oppure  $a = -2$ , nel qual caso  $H(s)$  diventa, rispettivamente

$$H(s) = \frac{1}{s + 3/2}$$

e

$$H(s) = \frac{1}{s + 2/3}.$$

Entrambi corrispondono a sistemi BIBO stabili.

In conclusione il sistema non é mai asintoticamente stabile, ed é BIBO stabile solo se  $a = 3$  oppure  $a = -2$ .

ii) [3 punti] Per  $a = 6$  il sistema non é BIBO stabile. La funzione di trasferimento risulta

$$H(s) = \frac{s - 1}{(s - 2)(s + 3)}$$

Per ottenere un'uscita limitata é sufficiente scegliere un ingresso che sia limitato e la cui trasformata di Laplace abbia uno zero che cancelli il polo instabile in 2.

Ad esempio

$$U(s) = \frac{s - 2}{s(s + 1)}$$

fa al caso nostro.

Infatti,  $Y(s)$  risulta

$$Y(s) = H(s)U(s) = \frac{s - 1}{s(s + 3)(s + 1)} = \frac{A}{s + 3} + \frac{B}{s + 1} + \frac{C}{s}$$

la cui antitrasformata di Laplace é

$$y(t) = [Ae^{-3t} + Be^{-2t} + C] \delta_{-1}(t)$$

che é certamente limitato. L'ingresso cercato, nel dominio del tempo, risulta:

$$u(t) = [3e^{-t} - 2] \delta_{-1}(t)$$

iii) [3 punti] La funzione di trasferimento del sistema é

$$H(s) = \frac{s - 1}{(s - 2)(s + 3)}$$

Convieni operare nel dominio delle trasformate, espandendo  $H(s)$  in frazioni parziali:

$$H(s) = \frac{1}{5} \frac{1}{s - 2} + \frac{4}{5} \frac{1}{s + 3}$$

ottendno la risposta impulsiva  $h(t)$  per antitrasformazione

$$h(t) = \left[ \frac{1}{5} e^{2t} + \frac{4}{5} e^{-3t} \right] \delta_{-1}(t)$$

### Esercizio 3.

i) [3 punti] L'equazione caratteristica del sistema é  $z - 0.9$ , di conseguenza la risposta impulsiva ha la forma:

$$h(k) = d_0\delta(k) + d_1(0.9)^k\delta_{-1}(k-1)$$

Calcolando i primi due valori della risposta impulsiva, che soddisfa

$$h(k) - 0.9h(k-1) = a\delta(k) + b\delta(k-1)$$

con condizioni "iniziali"  $h(k) = 0$ ,  $k < 0$ , si ottiene  $h(0) = a$  e  $h(1) = 0.9a + b$ ; di conseguenza i coefficienti sono  $d_0 = a$  e  $d_1 = \frac{0.9a+b}{0.9}$ , cioè:

$$h(k) = a\delta(k) + (0.9a + b)(0.9)^{k-1}\delta_{-1}(k-1)$$

La risposta in frequenza del sistema si ottiene valutando la funzione di trasferimento  $H(z)$  sul cerchio unitario, cioè per  $z = e^{j\theta}$ . Si ottiene

$$H(e^{j\theta}) = \frac{ae^{j\theta} + b}{e^{j\theta} - 0.9}$$

ii) [3 punti] Le condizioni date sono sulla risposta a regime permanente (il sistema é BIBO stabile) ai segnali

$$u_1(k) = \delta_{-1}(k) = e^{j0k}\delta_{-1}(k)$$

e

$$u_2(k) = (-1)^k\delta_{-1}(k) = e^{j\pi k}\delta_{-1}(k)$$

Utilizzando le proprietà della risposta in frequenza, le risposte a regime permanente sono rispettivamente:

$$y_{1rp}(k) = H(e^{j0})u_1(k) = \frac{a+b}{1-0.9}u_1(k)$$

e

$$y_{2rp}(k) = H(e^{j\pi})u_2(k) = \frac{-a+b}{-1-0.9}u_2(k)$$

Basta quindi trovare  $a$  e  $b$  in modo che  $|10(a+b)| < 1/2$  e  $|\frac{b-a}{1.9}| > 1$ . Ad esempio  $a = -b = 1$  risolvono il problema.