

SISTEMI NEL DOMINIO DEL TEMPO

L1

DEFINIZIONE Un sistema è un operatore che trasforma un segnale in un altro segnale.

Sia X un insieme di segnali ed Y un altro insieme di segnali.

Ogni operatore $T: X \in X \rightarrow T[x] = y \in Y$
è un sistema.

Note X e Y non devono coincidere, né essere spazi vettoriali;
né essere entrondi T.c. o T.d.

Esempi

- 1) $X = C^{(1)}(\mathbb{R})$, $Y = C^{(0)}(\mathbb{R})$, $T[x] = x'$ [derivatore]
- 2) $X = \mathcal{Z}^{\infty}(\mathbb{R})$, $Y = \mathcal{Z}^{\infty}(\mathbb{R})$, $\forall t \in \mathbb{R}$, $y(t) = x(t-1)$ [ritardo]
- 3) $X = \mathcal{Z}^{\infty}(\mathbb{R})$, $Y = C^{(0)}(\mathbb{R})$, $\forall t \in \mathbb{R}$, $y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$ [integratore]
- 4) $X = L^{\infty}(\mathbb{R})$, $Y = \mathcal{L}^{\infty}$, $\forall n \in \mathbb{Z}$, $y(nT) = x(nT)$, $T \in \mathbb{R}^+$ [campionatore]

Importante Un sistema trasforma un intero segnale

in un altro segnale. Quindi la notazione $y(t) = T[x(t)]$ può essere fuorviante perché sembra che il valore $y(t)$ dipenda solo dal valore $x(t)$.

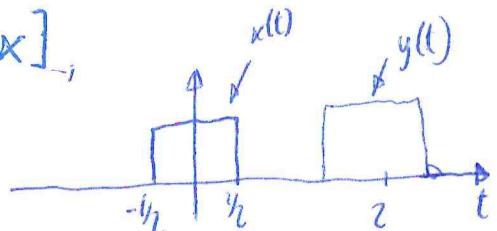
Sistemi notevoli e P.e.

1) Ritardo \mathcal{U}_β

$$\forall \beta \in \mathbb{R}, \quad y = \mathcal{U}_\beta[x] \Leftrightarrow \forall t \in \mathbb{R}, \quad y(t) = x(t - \beta)$$

Esempio 1 Se $x = \text{rect}$ e $y = \mathcal{U}_2[x]$,

$$\text{allora } \forall t \in \mathbb{R} \quad y(t) = \text{rect}(t - 2)$$



Lemme x è periodico di periodo T se e solo se $x = \mathcal{U}_T[x]$
 x periodico di periodo $T \Leftrightarrow \forall t \in \mathbb{R}, x(t) = x(t - T) \Leftrightarrow x = \mathcal{U}_T[x]$ C.V.D.

2) Cambio scale \mathcal{S}_α

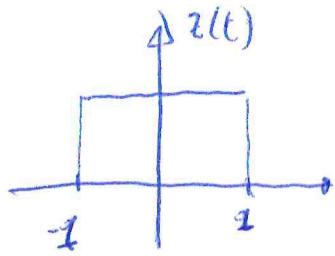
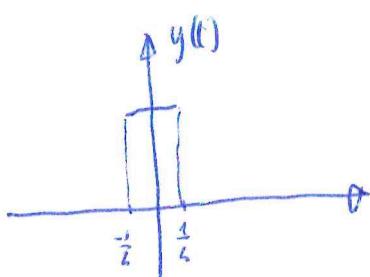
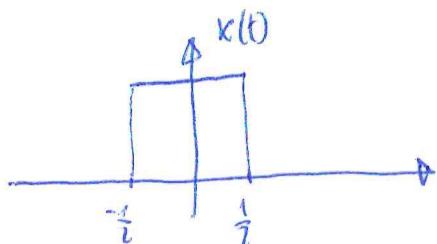
$$\forall \alpha \in \mathbb{R}, \quad y = \mathcal{S}_\alpha[x] \Leftrightarrow \forall t \in \mathbb{R}, \quad y(t) = x(\alpha t)$$

Esempio 1 Se $|\alpha| > 1$ si perde di "comprensione"; nel caso di "espansione"

$$x(t) = \text{rect}(t)$$

$$y = \mathcal{S}_2[x] \quad z = \mathcal{S}_{1/2}[x]$$

$$\text{Tracciamo } x, y, z. \quad \text{Si ha: } y(t) = \text{rect}(2t) \quad z(t) = \text{rect}\left(\frac{t}{2}\right)$$



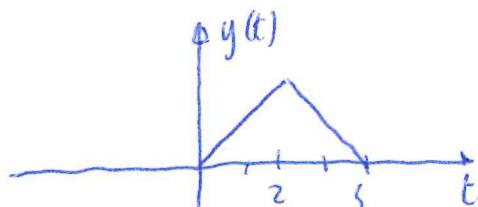
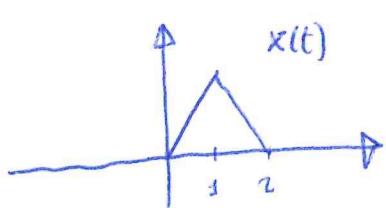
Esempio 2

$$x(t) = \Delta(t-1), \quad y = \mathcal{S}_{\frac{1}{2}}[x]$$

3

In formula, bisogna sostituire t con θ : $y(t) = \Delta(\frac{t}{2}-1)$

$$\text{Il supporto è } |\frac{t}{2}-1| < 1 \Leftrightarrow -1 < \frac{t}{2} - 1 < 1 \Leftrightarrow 0 < \frac{t}{2} < 2 \Leftrightarrow 0 < t < 4$$



2.1 Caso particolare: $\alpha = -1$ Ribaltamento, indicato con R

$$y = R[x] \Leftrightarrow \forall t \in \mathbb{R}, \quad y(t) = x(-t)$$

3) Trasformazione affine del Tempo

È la composizione (cascate) di ritardo e cambio scala

DEFINIZIONE

Dato il segnale $x(t)$ e dati $\alpha \in \mathbb{R}_0^+, \beta \in \mathbb{R}$,

si definisce $y = \mathcal{A}_{\alpha, \beta}[x]$ il segnale

$$y: t \in \mathbb{R} \rightarrow x(\alpha t - \beta)$$

Si può vedere y in due modi

i) Un ritardo \mathcal{U}_β seguito da un cambio scala \mathcal{S}_α

ii) Un cambio scala \mathcal{S}_α seguito da un ritardo $\mathcal{U}_{\beta/\alpha}$

NOTA La cascata o serie di due sistemi opere matematicamente

come la composizione dei due operatori: $T = T_2 \circ T_1 \Leftrightarrow \boxed{1} \rightarrow \boxed{2} \rightarrow$

DIM.1 Però $w = U_p[x]$ e $z = S_\alpha[w]$, n'ha:

[4]

$\forall t \in \mathbb{R}, w(t) = x(t-\beta)$; $\forall t \in \mathbb{R}, z(t) = w(\alpha t) = x(\alpha t - \beta) = y(t)$ C.V.D.

DIM.2 Però ora $w = S_\alpha[x]$ e $z = U_{p/\alpha}[w]$, n'ha

$\forall t \in \mathbb{R}, w(t) = x(\alpha t)$; $\forall t \in \mathbb{R}, z(t) = w(t - \frac{\beta}{\alpha}) = x(\alpha t - \beta) = y(t)$ C.V.D.

In modo sintetico possiamo dire $A_{\alpha, \beta} = S_\alpha \circ U_p = U_{\frac{p}{\alpha}} \circ S_\alpha$

Quindi è importante applicare ritardo e cambio scalo nell'ordine
giusto.

Tuttavia nella pratica più spesso più intuitivo
applicare prima un cambio scalo $S_{1/p}$ e poi un ritardo U_{t_0} .
Questo perde il cambio scalo $S_{1/p}$ e l'interpreta come una
"normalizzazione" dell'asse del Tempo rispetto a T e
perde e più facile applicare il ritardo "assoluto" t_0 .

In formula si scrive $y(t) = x\left(\frac{t-t_0}{p}\right)$

Quindi in genere conviene trasformare la forma $x(\alpha t - \beta)$
nella forma $x\left(\frac{t-t_0}{T}\right)$ e poi applicare prima la
normalizzazione degli assi e poi il ritardo

→ Vedere le dispense interattive

Esercizi (riparare con lo stesso esempio per verifica)

5

1) Troviamo $y(t) = \text{rect}\left(\frac{t+5}{5} + 1\right) = \text{rect}(0.2t + 1)$

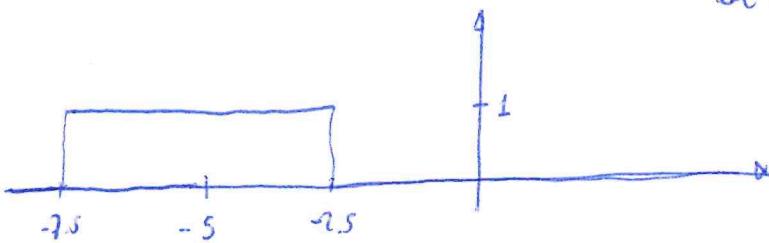
$\alpha = 0.2$

$\beta = -1$

È una trasformazione affine del tempo.
Come si mette in forma $x\left(\frac{t-t_0}{P}\right)$:

$$y(t) = \text{rect}\left(\frac{t+5}{5}\right)$$

l'impulso è centrato in $t_0 = -5$
ed il supporto è espanso di $T = 5$



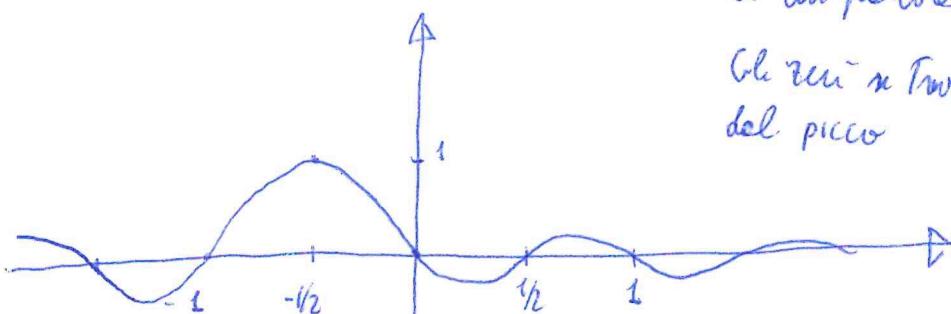
2) Troviamo $y(t) = \text{ninc}(-2t - 1)$

Per la pinta del ninc, $y(t) = \text{ninc}(2t + 1)$

Abbiamo $y(t) = \text{ninc}\left(\frac{t+\frac{1}{2}}{\frac{1}{2}}\right)$

ninc centrato in $t_0 = -\frac{1}{2}$
e con delle orine "comprese"
di un fattore $\frac{1}{2}$

Gli zeri si trovano a distanza $\pm \frac{1}{2}$
dal picco



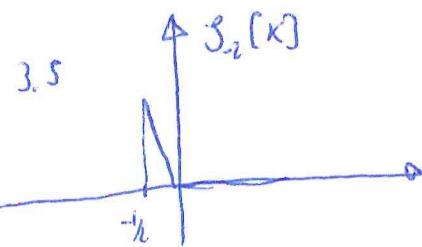
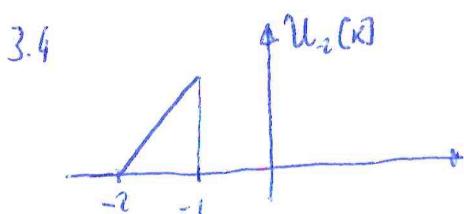
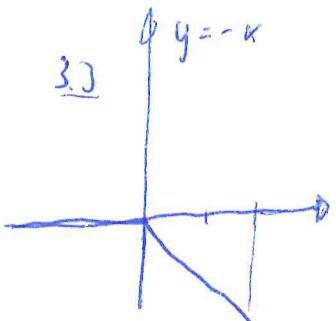
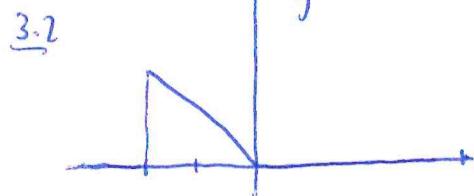
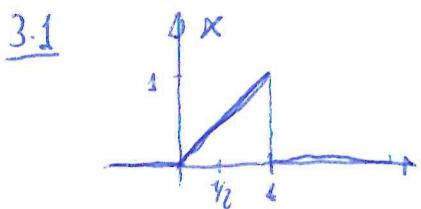
$$3) \text{ Se } x(t) = t \cdot \text{rect}(t - \frac{1}{2})$$

[6]

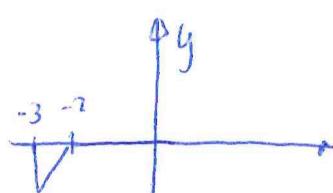
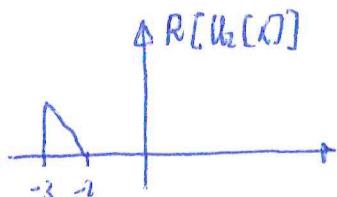
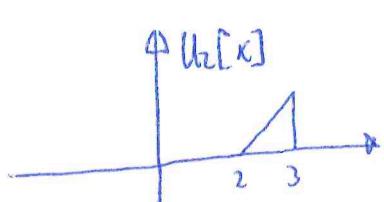
Traçage i segnali seguenti:

$$\begin{array}{c} \textcircled{1} x \quad \textcircled{2} R(x) \quad \textcircled{3} -x \quad \textcircled{4} U_2[x] \quad \textcircled{5} S_2[x] \end{array}$$

$$\textcircled{6} -R[U_2[x]] \quad \textcircled{7} A_{-\frac{1}{2}, \frac{1}{2}}[x]$$

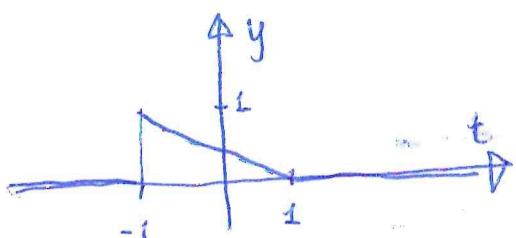


$$3.6 \quad y = -R[U_2[x]] \quad \Leftrightarrow \quad y(t) = -x(-t-2) = -x\left(\frac{t+2}{-1}\right)$$



$$3.7 \quad y = A_{-\frac{1}{2}, \frac{1}{2}}[x] \quad \Leftrightarrow \quad y(t) = x\left(-\frac{1}{2}t + \frac{1}{2}\right) = x\left(\frac{t-1}{-2}\right)$$

$T = 1/2$, $t_0 = 1$ Ribaltamento, esponenziale per 2, rettangolo di



WOO CLAP:
R JOLNA 1-2

Altri sistemi notevoli a t.c.

7

- Derivatore: $y(t) = x'(t)$

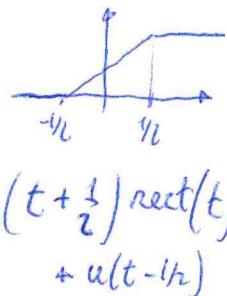
$$\underline{\text{Esempio}}: \quad \text{se } x(t) = t \cdot u(t), \quad y(t) = u(t)$$

$$\quad \text{se } x(t) = u(t), \quad y(t) = \delta(t)$$

- Integratore: $y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$

$$\underline{\text{Esempio}} \quad \text{se } x(t) = \text{rect}(t)$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^t \text{rect}(\tau) d\tau = \begin{cases} 0 & \text{se } t < -\frac{1}{2} \\ \int_{-\frac{1}{2}}^t dt = t + \frac{1}{2} & \text{se } |t| < \frac{1}{2} \\ 1 & \text{se } t > \frac{1}{2} \end{cases} = \left(t + \frac{1}{2} \right) \text{rect}(t) + u(t - \frac{1}{2})$$



Sistemi notevoli a t.d.

1) Ritardo: $y = U_N[x]$ con $N \in \mathbb{Z}$, $\Leftrightarrow \forall n, y(n) = x(n-N)$

2) Decimazione: $\forall N \in \mathbb{N}_0, y = (\downarrow N)[x] \Leftrightarrow \forall n, y(n) = x(n \cdot N)$

Equivale a prendere un "campione" ogni N

3) Espansione (o volte detta interpolazione)

$$\forall N \in \mathbb{N}, y = (\uparrow N)[x] \Leftrightarrow \forall n, y(n) = \begin{cases} x(n/N) & \text{se } \frac{n}{N} \in \mathbb{Z} \\ 0 & \text{altrimenti} \end{cases}$$

Equivale ad inserire due campioni consecutivi di x con $N-1$ zeri

4) Accumulatore: $y(n) = \sum_{m=-\infty}^n x(m)$

5) Differenzia prima: $y(n) = x(n) - x(n-1)$

Proprietà dei sistemi

18

1) Sistema statico o istantaneo

Un sistema è detto statico o istantaneo se l'uscita ad un istante $t(n)$ non dipende da valori dell'ingresso altri che $x(t)$ (o $x(n)$ è t.d.)

Esempi di sistema statico

$$y(t) = \log [|\cos(x(t))| + 1]$$

$$y(t) = x(t) \cdot t^2 + 1$$

$$y(t) = (x(t) - 1)^2$$

$$y(n) = n \cdot x(n)$$

$$y(n) = \frac{\sqrt{1-x^2(n)}}{x(n)+1} - x(n)$$

2) Sistema dinamico o con memoria

È un sistema non statico. Ci deve essere qualche forma di "memoria" perché $y(t)$ dipende da almeno un valore passato (o futuro) dell'ingresso

Esempi

$$y(t) = x(t-1)$$

$$y(n) = n x(n-1)$$

$$y(t) = x^2(t+1)$$

$$y(n) = \frac{1}{4}x(n+1) + \frac{1}{2}x(n) + \frac{1}{4}x(n-1)$$

$$y(t) = x'(t)$$

$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^n x(m)$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$$

3) Consolitè

19

Un sistema consolare è un sistema in cui l'uscita ad ogni istante t ($0 \leq t \leq n$) non dipende da valori futuri dell'ingresso.

Un sistema anticorsolare è un sistema in cui l'uscita ad ogni istante t ($0 \leq t \leq n$) dipende solo da valori passati dell'ingresso.

Un sistema non consolare non è né consolare né anticorsolare.

Esempi

$$y(t) = x(t) \quad \text{consolare, in particolare, istantaneo}$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau \quad \text{consolare}$$

$$y(t) = m(t - \frac{T}{2}, t + \frac{T}{2}) \quad [x] \quad \text{non consolare}$$

$$y(t) = x(t+1) + t^2 \quad \text{anticorsolare}$$

$$y(n) = x(n) - \frac{1}{2}x(n-1) + \frac{1}{4}x(n-2) \quad \text{consolare}$$

$$y(n) = x(2n) \quad \text{non consolare: se } n > 0 \text{ } y(n) \text{ dipende dal futuro} \\ \text{se } n < 0 \text{ } y(n) \text{ dipende dal passato}$$

4) Stabilità "BIBO"

(10)

Un sistema è BIBO-stabile (\Leftrightarrow , per brevità, stabile)

se, qualunque sia l'ingresso x limitato, l'uscita corrispondente è anch'essa limitata

Esempio: $y(t) = x^2(t) + x(t) + 1$ stabile

$$y(t) = x'(t) \quad \text{non stabile: esempio } x(t) = \sin t \\ g(t) = 2t \cos t$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau \quad \text{non stabile: se } x(t) = u(t), \\ y(t) = t \cdot u(t)$$

$$y(n) = \sum_{m=-3}^3 x(n-m) \quad \text{stabile (somma finita)}$$

$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^n x(n-m) \quad \text{non stabile, esempio } x(n) = 1$$

5) Linearietà Sono x, y degli spazi vettoriali di segnali

$T: X \rightarrow Y$ è lineare $\Leftrightarrow \forall \alpha_1, \alpha_2 \in \mathbb{C}, \forall x_1, x_2 \in X$

$$T[\alpha_1 x_1 + \alpha_2 x_2] = \alpha_1 T[x_1] + \alpha_2 T[x_2]$$

(sovraimpostione degli effetti e proporzionalità)

Esempio $y(t) = t^2 x(t)$ lineare

$$y(t) = x(t) + t \quad \text{non lineare}$$

$$y(t) = \int_{t-1}^{t+1} x(\tau) d\tau \quad \text{lineare}$$

$$x(n) = \max \{ x(n-1), x(n), k(n+1) \} \quad \text{non lineare}$$

6) Tempo invariante

(11)

Un sistema Tempo invariante "non invecchia":

Tutto un segnale sempre "allo stesso modo".

Se quindi $y = T[x]$, applicando una versione ritardata di x all'ingresso, osserveremo all'uscita una versione ritardata di y .

Definizione Siano X e Y degli insiemi di segnali. Essi sono detti chiari rispetto al ritardo $\Leftrightarrow \text{def. } \forall \beta \in \mathbb{R}, x \in X \Rightarrow u_\beta(x) \in X$ e $y \in Y \Rightarrow u_\beta(y) \in Y$

Analogo definizione vale a t.d.

Esempi: $L^p(\mathbb{R})$, con $p \in \{1, 2, \infty\}$ è chiaro rispetto al ritardo lo stesso per ℓ^p , $p \in \{1, 2, \infty\}$

Definizione Sistema Tempo-invariante

Se X e Y sono chiari rispetto al ritardo, il sistema $T: X \rightarrow Y$ è Tempo invariante se è vero se, qualunque sia $x \in X$:

$$(\text{t.c.}) \quad \forall \beta \in \mathbb{R}, \quad T[u_\beta(x)] = u_\beta[T(x)]$$

$$(\text{t.d.}) \quad \forall N \in \mathbb{Z} \quad T[u_N(x)] = u_N[T(x)]$$

Così un sistema TI commutato con un ritardo

Esempio

12

Nella pratica, si ha spesso a disposizione l'espressione di $y(t)$ in funzione del segnale x .

Per verificare la tempo-invarianza, si calcola l'uscita corrispondente a $x(t-\beta)$ e si controlla se coincide con $y(t-\beta)$.

Ancora più semplicemente, per avere Tempo-invarianza,

scrivibile Temporale $t(0^m)$ oppure, nell'espressione di y , solo come argomento di x e senza combi-scelte

Allora il risultato è T.I.

$$\textcircled{1} \quad y(t) = \log(\cos(x(t)+2))$$

$$T[U_\beta[x]](t) = \log(\cos(x(t-\beta)+2)) = y(t-\beta) \quad : \text{Tempo invariante}$$

$$\textcircled{2} \quad y(t) = m_{\left(t-\frac{i}{2}, t+\frac{i}{2}\right)}[x] = \int_{t-i/2}^{t+i/2} x(\tau) d\tau \quad ("media mobile")$$

$$T[U_\beta[x]](t) = \int_{t-\frac{i}{2}}^{t+\frac{i}{2}} x(\tau-\beta) d\tau \quad \text{posto } s = \tau - \beta, ds = d\tau, \text{ si ha}$$

$$= \int_{t-\frac{i}{2}-\beta}^{t+\frac{i}{2}-\beta} x(s) ds = y(t-\beta) \quad : \text{Tempo invariante}$$

$$\textcircled{3} \quad y(n) = \max[x(n-s), x(n), x(n+s)]$$

$$T[U_N[x]](n) = \max[x(n-1-N), x(n-N), x(n+1-N)] = y(n-N) \quad : \text{Tempo invariante}$$

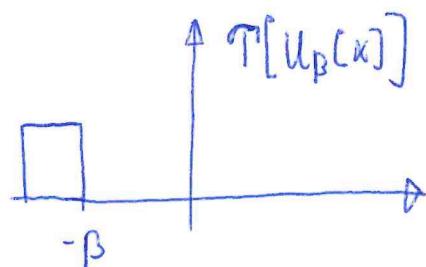
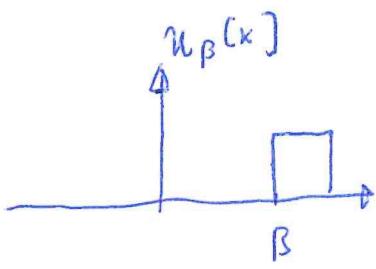
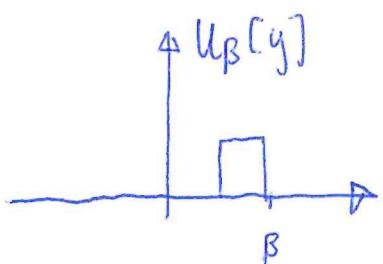
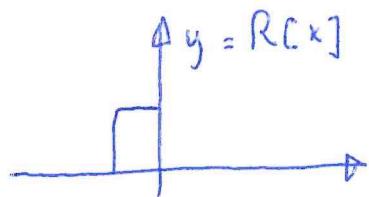
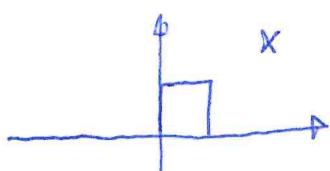
$$\textcircled{4} \quad y(n) = n \cdot x(n)$$

$$T[U_N[x]](n) = n \cdot x(n-N) \neq y(n-N) = (n-N) \cdot x(n-N)$$

$$\textcircled{5} \quad y(t) = x(-t) \quad y = R[x] \quad (13)$$

$$T[U_B[x]](t) = R[x(t-\beta)] = x(-t+\beta)$$

$$y(t-\beta) = x(-(t-\beta)) = x(-t+\beta) \quad \text{non T.I}$$



$$\textcircled{6} \quad y(t) = x(2t)$$

$$T[U_B[x]](t) = T[x(t-\beta)] = x(2t-\beta)$$

$$U_B[T[x]](t) = U_B[y](t) = y(t-\beta) = x(2t-2\beta)$$

$$\textcircled{7} \quad y = A_{\alpha, \beta}[x] \quad y(t) = x(\alpha t - \beta)$$

$$A_{\alpha, \beta}[U_y[x]](t) = A_{\alpha, \beta}[x(t-\gamma)] = x(\alpha t - \beta - \gamma)$$

$$U_y A_{\alpha, \beta}[x](t) = U_y[x(\alpha t - \beta)] = x(\alpha t - \alpha \gamma - \beta)$$

I due segnali sono uguali se e solo se $\alpha t - \beta - \gamma = \alpha t - \alpha \gamma - \beta$

cioè $\alpha \gamma = \gamma$. Siccome ciò deve essere vero VR, si ha $\alpha = 1$

e quindi $A_{\alpha, \beta} = U_B$. In altre parole, le uniche trasformazioni effettive del tempo che sono anche tempo-invarianti sono i retardi puri.

Corollario Se il sistema S è tempo invariante

[14]

e l'ingresso è periodico di periodo τ , lo è anche l'uscita

DIM. x periodico $\Leftrightarrow x = u_p[x]$

$$S \text{ t.i.} \Leftrightarrow H_S \quad S[u_p[x]] = u_p[S[x]]$$

Ma allora se $\beta = \tau$ e $y = S[x]$ ne ha

$$y = S[x] = S[u_p[x]] = u_p[S[x]] = u_p[y] \quad \text{c.v.s}$$

Esercizio I criteri seguenti sono definiti dalla relazione ingresso uscita. Determinarne le proprietà

	Instanteo	Diminu.	Caus.	Anti-caus.	Non caus.	BIBO	LIN	T.I.
$y(t) = \cos x(t)$	v		v			v		v
$y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$		v	v				v	v
$y(n) = x(n+3) - 2x(n) + x(n-1)$		v			v	v	v	v
$y(t) = x(1-t)$		v			v	v	v	
$y(n) = x(3n)$		v			v	v	v	
$y(t) = t x(t^2) + 1$	v				v			