

Dipartimento di Ingegneria e Scienza dell'Informazione

## Teoria dei Segnali

Parte Seconda: Fondamenti di elaborazione dei segnali

Lezione 4: Rappresentazione in frequenza di sistemi LTI

Docente: Prof. Claudio Sacchi



- Motivazioni dell'analisi;
- Funzione di trasferimento di un sistema LTI;
- Composizione di funzioni di trasferimento;
- Esempio: il circuito RC;
- Banda passante di un sistema LTI;
- Introduzione al filtraggio di segnali deterministici.



### Motivazioni dell'analisi

#### Introduzione

- Il formalismo tipico dell'elaborazione dei segnali studia un sistema LTI <u>sulla base della sua risposta</u> <u>all'impulso</u>;
- Questo formalismo è molto elegante ed efficace: infatti considera il sistema attraverso un segnale (la risposta all'impulso, appunto) che caratterizza tutta la sua struttura interna;
- Il problema è che il calcolo della risposta ad un segnale generico <u>passa attraverso la convoluzione</u> <u>dell'ingresso con la risposta all'impulso</u>: operazione quanto mai ostica.

### Motivazioni dell'analisi

#### Perché nel dominio delle frequenze?

□ La convoluzione, nel dominio delle frequenze, diviene un prodotto e quindi:

$$x(t) \longrightarrow h(t) \longrightarrow y(t)$$

$$y(t) = h(t) * x(t) \longrightarrow Y(f) = H(f)X(f)$$

$$H(f) = \Im[h(t)] \quad X(f) = \Im[x(t)]$$

H(f) è detta <u>funzione di trasferimento</u> o <u>risposta in</u> <u>frequenza</u> del sistema LTI

- Significato fisico e signalistico (1)
  - □ In pratica H(f) è una funzione che trasferisce all'uscita del sistema LTI l'energia del segnale di ingresso e, per questo, è detta funzione di trasferimento:

$$H(f) = \frac{Y(f)}{X(f)}$$

□ E' invece detta risposta in frequenza perché effettivamente <u>rappresenta la risposta del sistema LTI</u> <u>ad un fasore complesso</u> (come viene mostrato di seguito):

$$y(t) = h(t) * e^{j2\pi ft} = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\alpha) e^{2\pi j f(t-\alpha)} d\alpha = e^{j2\pi ft} \int_{-\infty}^{+\infty} h(\alpha) e^{-2\pi j f\alpha} d\alpha$$

- Significato fisico e signalistico (2)
  - □ Si definisce risposta in frequenza (talora indicata anche come <u>risposta armonica</u>) di un sistema LTI la seguente funzione:

$$H(f) = \frac{y(t)}{e^{j2\pi ft}} = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\alpha)e^{-2\pi jf\alpha}d\alpha = \Im[h(t)]$$

H(f) è proprio <u>la trasformata di Fourier della risposta</u> <u>all'impulso del sistema</u>, come si evince dall'equazione soprastante.

#### ■ Risposta in ampiezza e risposta in fase

□ Data la funzione di trasferimento (o risposta in frequenza a dir si voglia ...) di un sistema LTI si definiscono <u>risposta in ampiezza</u>, <u>risposta in fase</u> e <u>ritardo di gruppo</u> le seguenti funzioni *reali*:

$$A(f) = |H(f)|$$
 Risposta in ampiezza  $\Phi(f) = \arg \Big[ H(f) \Big]$  Risposta in fase  $\tau(f) = -\frac{1}{2\pi} \frac{d\Phi(f)}{df}$  Ritardo di gruppo

- Guadagno in potenza del sistema LTI
  - □ E' detto guadagno in potenza (o di energia) di un sistema LTI la seguente funzione reale della frequenza:

 $G(f) = \left| H(f) \right|^2$ 

□ Si chiama così perché se ci ricordiamo il teorema di Parseval e calcoliamo <u>la densità spettrale di</u> energia dell'uscita del sistema LTI avremo che:

$$|Y(f)|^2 = |H(f)|^2 |X(f)|^2 = G(f)|X(f)|^2$$

#### Guadagno in potenza in decibel

□ Nei sistemi di uso ingegneristico, il guadagno di potenza è spesso misurato in decibel rispetto ad una frequenza di riferimento, ovvero:

$$G_{dB}(f) = 10 \log_{10} \left\{ \frac{|H(f)|^{2}}{|H(f_{rif})|^{2}} \right\} = 20 \log_{10} \left\{ \frac{|H(f)|}{|H(f_{rif})|} \right\}$$

In generale  $f_{rif}$  è scelto in corrispondenza del massimo della risposta in ampiezza.

# Composizione di funzioni di trasferimento

#### Sistemi LTI in cascata

Se abbiamo due (o più) sistemi LTI in cascata, la funzione di trasferimento complessiva della cascata è data <u>dal prodotto delle funzioni di</u> <u>trasferimento</u> dei singoli sistemi LTI:

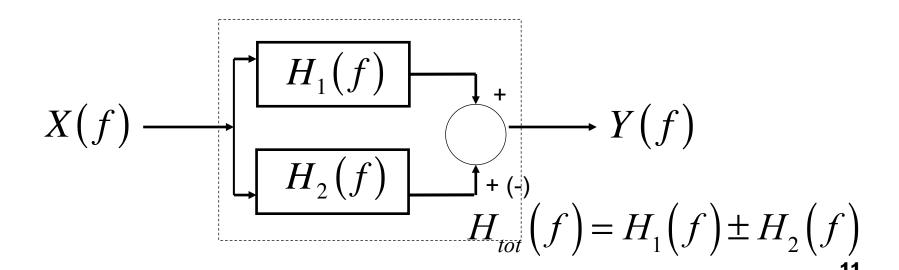
$$X(f) \longrightarrow H_1(f) \longrightarrow H_2(f) \longrightarrow Y(f)$$

$$H_{tot}(f) = H_1(f)H_2(f)$$

# Composizione di funzioni di trasferimento

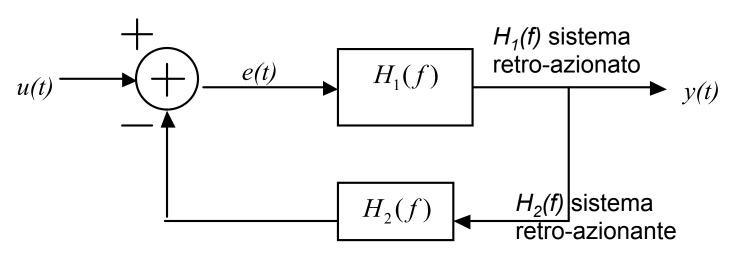
#### Sistemi LTI in parallelo

Se abbiamo il parallelo di due (o più) sistemi LTI con somma (o differenza) dei contributi, la funzione di trasferimento complessiva è data dalla somma (o differenza) delle funzioni di trasferimento:





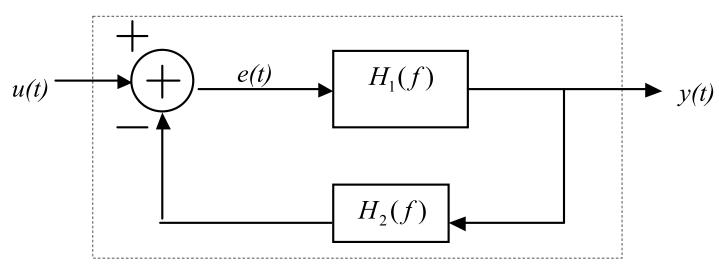
- Sistemi LTI in retroazione (1)
  - □ La retroazione di sistemi LTI ha molto interesse in discipline legate alla <u>regolazione</u> <u>automatica</u> ed al <u>controllo</u>:



Esempio classico: regolazione di una caldaia, retro-azionata dalla misura della temperatura ambiente.

# Composizione di funzioni di trasferimento

- Sistemi LTI in retroazione (2)
  - □ Calcolo della funzione di trasferimento complessiva:



$$H_{tot}(f) = \frac{Y(f)}{U(f)} = \frac{H_1(f)}{1 + H_1(f)H_2(f)}$$



#### Risposta all'impulso

□ La risposta all'impulso del circuito RC è nota:

$$h(t) = \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{RC}} 1(t)$$

□ Si tratta di un'esponenziale causale. Se ne può calcolare <u>la trasformata di Fourier</u>:

$$H(f) = \frac{1/RC}{1/RC + j2\pi f} = \frac{1}{1 + j(2\pi fRC)}$$

- Risposta in ampiezza, risposta in fase e guadagno in potenza (1)
  - □ La funzione di trasferimento (o risposta in frequenza)
     è quindi già calcolata:

$$H(f) = \frac{1}{1 + j(2\pi fRC)}$$

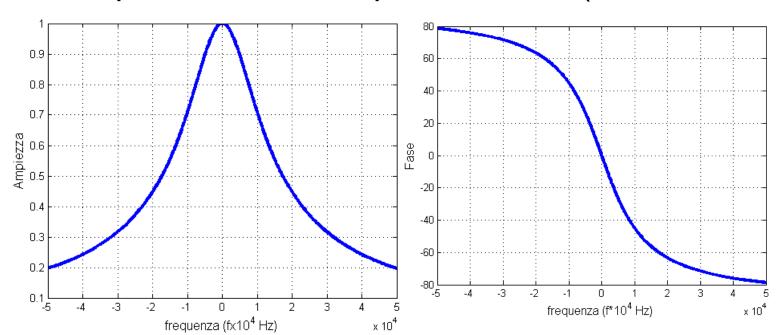
□ Se ne possono calcolare, quindi, <u>risposta in</u> ampiezza, <u>risposta in fase e guadagno in potenza</u>:

$$A(f) = \frac{1}{\sqrt{1 + (2\pi fRC)^2}} \qquad G(f) = \frac{1}{1 + (2\pi fRC)^2}$$

$$\Phi(f) = -\arctan(2\pi fRC)$$

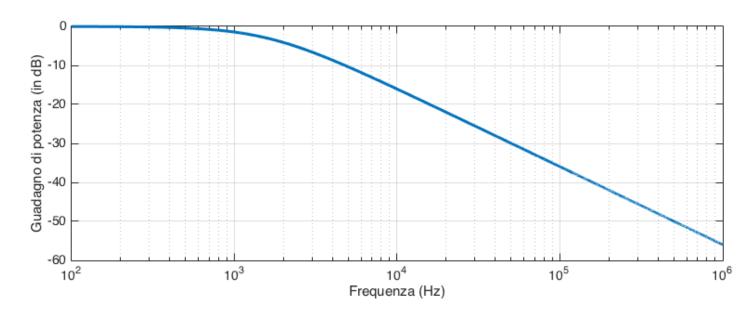


- Risposta in ampiezza, risposta in fase e guadagno in potenza (1)
  - □ Di seguito, forniamo i grafici della risposta in ampiezza e della risposta in fase (RC=0.1 msec):





- Risposta in ampiezza, risposta in fase e guadagno in potenza (2)
  - □ Interessante è <u>il guadagno in potenza</u> in dB rispetto al massimo, che è nella continua ( $f_{rif}$ =0):





#### Considerazioni sul sistema

- □ Il comportamento del guadagno in potenza del circuito RC è indicativo del fatto che <u>tale sistema</u> <u>"mantiene" le frequenze del segnale in ingresso</u> inferiori a circa 1 KHz;
- □ Frequenze del segnale di ingresso superiori a 1KHz vengono "abbattute" e l'abbattimento diviene assai pesante per frequenze maggiori di 10KHz;
- □ Quindi, questo circuito <u>effettua un filtraggio del</u> <u>segnale in ingresso</u>, salvandone le basse frequenze e tagliando le alte. E' chiamato, infatti, <u>filtro RC</u>.



# Banda passante di un sistema LTI

- Larghezza di banda di un sistema?
  - □ Abbiamo parlato, finora, di larghezza di banda di un segnale. Ha senso parlare di "larghezza di banda di un sistema LTI?"
  - □ Sostanzialmente, un sistema LTI <u>è un oggetto che esegue</u> operazioni su un segnale, alterandone lo spettro;
  - La "larghezza di banda" di un sistema è comunemente definita come la porzione di spettro ove la risposta in frequenza del sistema LTI è "piatta", <u>ovvero non altera significativamente lo</u> <u>spettro del segnale entrante;</u>
  - Per distinguerla dalla larghezza di banda di un segnale, tale larghezza di banda è detta <u>banda passante</u>.

# Banda passante di un sistema LTI

- Definizione formale di banda passante di un sistema LTI
  - □ Si definisce <u>formalmente</u> banda passante di un sistema LTI la larghezza di banda che soddisfa la seguente condizione:

$$B_{pass}: G_{dB}(f) \ge -3dB \quad \forall f: |f - f_{rif}| \le B_{pass}$$

□ E' detta, per questo motivo, anche <u>banda a 3dB</u>, intendendo con 3dB <u>la massima attenuazione in potenza che possiamo accettare</u> (al di sotto, il sistema "taglia" frequenze e distorce).

# Banda passante di un sistema LTI

- Calcolo della banda passante del circuito RC (1)
  - Può essere interessante <u>calcolare la banda</u> <u>passante del circuito RC</u>, impostando (e risolvendo) la seguente disequazione:

$$G_{dB}(f) = 10\log_{10}\left[\frac{1}{1 + (2\pi fRC)^{2}}\right] \ge -3dB \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \frac{1}{1 + (2\pi fRC)^{2}} \ge \frac{1}{2} \Rightarrow -1 \le (2\pi fRC) \le 1 \Rightarrow -\frac{1}{2\pi RC} \le f \le \frac{1}{2\pi RC}$$

### Banda passante di un sistema LTI

- Calcolo della banda passante del circuito RC (2)
  - □ Poiché la frequenza di riferimento è f=0 (massimo valore della risposta in frequenza nella continua), la banda passante del circuito RC è calcolata come:

$$B_{pass} = \frac{1}{2\pi RC}$$

□ Sostituendo i numeri (ovvero RC = 0.1 msec) si ottiene:

$$B_{pass} = \frac{10^4}{2\pi} = 1.59 KHz$$

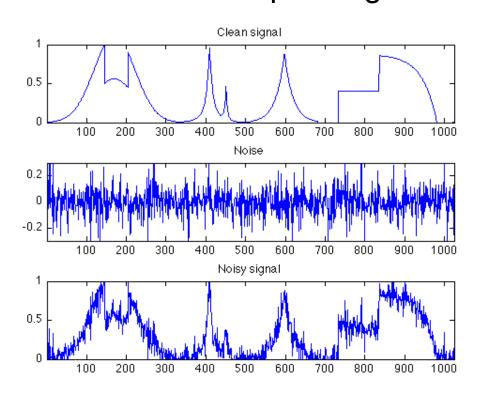


- Cosa vuol dire "filtrare" nell'elaborazione dei segnali
  - Un filtro in idraulica è un oggetto che <u>separa l'acqua</u> dalle impurità allo stato solido;
  - □ Nell'elaborazione dei segnali, "l'acqua" è <u>il segnale</u> che noi desideriamo puro e pulito e le impurità sono segnali rumorosi che si sovrappongono ad esso nella sua larghezza di banda;
  - □ Il filtro, quindi, <u>seleziona una parte dello spettro</u> (dove si spera ci sia il nostro segnale) <u>e ne rigetta un'altra</u>, dove ci sono i disturbi.

### 7

### Introduzione al filtraggio di segnali deterministici

- Esempio di segnale "sporco":
  - □ Prendiamo questo grafico:



Se il rumore fosse localizzato in un certo intervallo di frequenze, potrei pensare di "tagliarlo" con un filtro, sperando di non "uccidere" anche il segnale pulito.



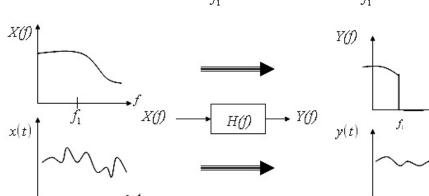
- Filtro passabasso ideale
  - Si tratta di un filtro che <u>lascia intatte le componenti</u> <u>frequenziali del segnale localizzate intorno alla continua</u> e <u>rigetta totalmente</u> le componenti al di fuori della sua banda passante;
  - □ Inoltre, ha <u>risposta in fase lineare</u>;
  - □ Un filtro di questo genere non può che avere <u>la seguente</u> <u>funzione di trasferimento</u> (LPF sta per "Low-Pass Filter")

$$H_{LPF}(f) = \Pi\left(\frac{f}{2B_{pass}}\right) e^{-j2\pi f t_0}$$

Filtro passabasso ideale: risposta in ampiezza e risposta in fase

$$A_{LPF}(f) = \Piigg(rac{f}{2B_{pass}}igg)$$
 Frequenze  $|f| < f_1$  : Passano Frequenze  $|f| > f_1$  : Vengono tagliate Frequenze  $|f| > f_1$  : Vengono tagliate Frequenze

$$\Phi_{LPF}(f) = -2\pi f t_0$$



$$h_{LPF}(t) = 2B_{pass} \operatorname{sinc}(2B_{pass}(t - t_0))$$

Risposta all'impulso: sistema non causale e quindi irrealizzabile

Funzionamento ( $B_{pass} = f_1$  nell'esempio)



- Filtro passa-alto ideale
  - ☐ Si tratta di un filtro che <u>lascia intatte le componenti</u> <u>frequenziali del segnale oltre la banda passante e</u> <u>rigetta totalmente</u> le componenti attorno alla continua;
  - □ Inoltre, ha <u>risposta in fase lineare</u>;
  - □ E' quindi <u>il complementare del filtro passabasso</u> <u>ideale</u>. La sua risposta in frequenza sarà data da:

$$H_{HPF}(f) = \left[ 1 - \Pi \left( \frac{f}{2B_{pass}} \right) \right] e^{-j2\pi f t_0}$$

Filtro passa-alto ideale: risposta in ampiezza e risposta in fase

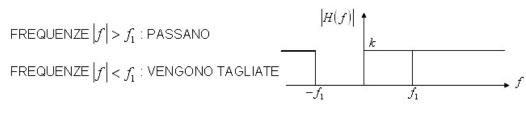
$$A_{HPF}(f) = \left| 1 - \Pi \left( \frac{f}{2B_{pass}} \right) \right| \qquad \text{frequenze} \\ |f| > f_1 : \text{PASSANO} \\ |f| < f_1 : \text{VENGONO TAGLIATE}$$

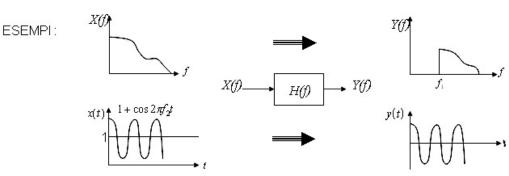
$$\Phi_{HPF}(f) = -2\pi f t_0$$

$$h_{HPF}(t) = \delta(t - t_0) +$$

$$-2B_{pass} \operatorname{sinc}(2B_{pass}(t - t_0))$$

Risposta all'impulso: <u>sistema non</u> causale e quindi irrealizzabile





Funzionamento ( $B_{pass} = f_1$  nell'esempio)

### .

## Introduzione al filtraggio di segnali deterministici

- Filtro passa-banda ideale
  - □ E' un filtro che <u>lascia intatte le componenti</u> frequenziali di un segnale che stanno nell'intorno di una frequenza diversa da zero e rigetta totalmente tutte le altre;
  - □ Inoltre, ha <u>risposta in fase lineare</u>;
  - □ E' quindi <u>una sorta di passabasso,</u> ma centrato non in banda-base, bensì <u>in una banda traslata</u>:

$$H_{BPF}(f) = \left[ \Pi\left(\frac{(f - f_c)}{2B_{pass}}\right) + \Pi\left(\frac{(f + f_c)}{2B_{pass}}\right) \right] e^{-j2\pi f t_0}$$

 Filtro passa-banda ideale: risposta in ampiezza e risposta in fase (1)

$$\begin{split} A_{BPF}(f) &= \Pi\!\left(\frac{\left(f - f_{c}\right)}{2B_{pass}}\right) + \Pi\!\left(\frac{\left(f + f_{c}\right)}{2B_{pass}}\right) \\ \Phi_{BPF}\left(f\right) &= -2\pi f t_{0} \end{split}$$

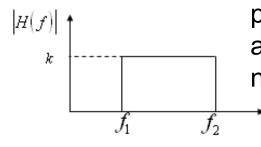
$$h_{BPF}(t) = B_{pass} \operatorname{sinc}\left(2B_{pass}\left(t - t_0\right)\right) \cos\left(2\pi f_c\left(t - t_0\right)\right)$$

Risposta all'impulso: sistema non causale e quindi irrealizzabile

Filtro passa-banda ideale: risposta in ampiezza e risposta in fase (2)

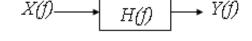
FREQUENZE  $f_1 \leq |f| \leq f_2$ : PASSANO

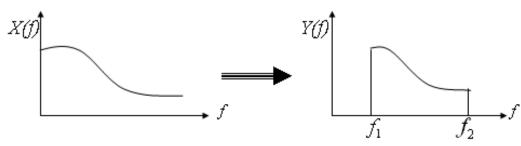
ALTRE FREQUENZE: VENGONO TAGLIATE



N.B. c'è anche la parte simmetrica a frequenze negative!







Funzionamento ( $B_{pass} = (f_2 - f_1)$  nell'esempio)



#### Alcune considerazioni

- ☐ Il filtro passabasso funzione in pratica come un integratore: taglia le frequenze alte ed esalta quelle basse: il segnale filtrato avrà un andamento "smooth" con le transizioni brusche (corrispondenti alle alte frequenze) spianate ed addolcite;
- □ <u>Il filtro passa-alto funziona come un derivatore</u>: taglia le frequenze basse ed evidenzia le transizioni (alte frequenze): l'esempio del coseno rialzato è illuminante: rimane la sinusoide (alta frequenza) e viene tagliata la costante che lo solleva (bassa frequenza);
- Invece, il filtro passabanda non ha un funzionamento così facilmente spiegabile a parole: esso taglia frequenze lontane dalla banda traslata. Questo genere di filtri si usa nei sistemi di trasmissione radio, che usano sempre portanti modulate.