

# PROCESSI STOCASTICI

PROCESSO STAZIONARIO IN SENSO STRETTO (S.S.S.) → processo stabile in tutti gli ordini

PROCESSO STAZIONARIO IN SENSO LATO (S.S.L.) → ne S.S.S., anche S.S.L.

VALOR MEDIO

$$\eta_x(t) = E\{X(t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} x \cdot f_x(x, t) dx$$

COSTANTE SE SSL  
 • nullo se processo armonico con  $T=2\pi$   
 • nullo per il rumore termico  
 $\eta_x(t) = \eta_x(t) \cdot H(0)$  se  $X(t)$  è SSL

VALORE QUADRATICO MEDIO - POTENZA

$$P_x(t) = E\{X^2(t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} x^2 \cdot f_x(x, t) dx = R_x(0)$$

VARIANZA

$$\sigma_x^2(t) = E\{(X(t) - \eta_x(t))^2\} = P_x(t) - \eta_x^2(t)$$

FUNZIONE DI AUTOCORRELAZIONE

$$R_x(t_1, t_2) = E\{X(t_1) \cdot X(t_2)\}$$

se dipende da  $\tau = t_2 - t_1$ , condizione di S.S.L.

AUTOCOVARIANZA

$$C_x(t_1, t_2) = E\{(X(t_1) - \eta_x(t_1)) \cdot (X(t_2) - \eta_x(t_2))\} = R_x(t_1, t_2) - \eta_x(t_1) \cdot \eta_x(t_2)$$

se nullo, allora  $X(t_1)$  e  $X(t_2)$  sono incorrelate

DENSITÀ SPETTRALE DI POTENZA PER PROCESSI SSL (altrimenti non esiste)

$$S_x(f) = P_x(f) = \mathcal{F}\{R_x(\tau)\} \quad S_Y(f) = S_x(f) \cdot |H(f)|^2$$

POTENZA MEDIA STATISTICA

$$P_x = \int_{-\infty}^{+\infty} S_x(f) df = R_x(0) = E\{X^2(t)\}$$

RIASSUMENDO - PER SISTEMI SSL SI HA:

- $\eta_x$  COSTANTE ;  $\eta_Y = \eta_x \cdot H(0)$  ← Condizioni necessarie e sufficienti affinché si abbia stazionarietà in senso lato (SSL)
- $R_x(\tau) = \mathcal{F}^{-1}\{S_x(f)\}$   $\tau = t_2 - t_1$  ←
- $S_x(f) = \mathcal{F}\{R_x(\tau)\}$   $S_Y(f) = S_x(f) \cdot |H(f)|^2$   $R_Y(\tau) = R_x(\tau) * h(\tau) * h(-\tau)$
- $P_x = R_x(0) = \int_{-\infty}^{+\infty} S_x(f) df$

## PROCESSI BIANCHI

- $S_x(f) = N_0$  costante
- $P_x = \infty$
- $\eta_x = 0$

## PROCESSI GAUSSIANI

- $Y(t)$  Gaussiano
- S.S.L.  $\Rightarrow$  S.S.S.

## RICORDARE

$$h(t) = \Pi\left(\frac{t-t_0}{T}\right) \xleftrightarrow{F} H(f) = T \operatorname{sinc}(Tf) \cdot e^{-j2\pi ft_0}$$

$$h(t) = \operatorname{sinc}\left(\frac{t-t_0}{T}\right) \xleftrightarrow{F} H(f) = T \Pi(Tf) \cdot e^{-j2\pi ft_0}$$

$$h(t) = \Lambda\left(\frac{t}{T}\right) \xleftrightarrow{F} H(f) = T \operatorname{sinc}^2(Tf)$$

$$h(t) = A e^{-\alpha t} \xleftrightarrow{F} H(f) = \frac{A}{B + j2\pi f}$$

$$h(t) = A \cdot \delta(t) \xleftrightarrow{F} H(f) = A$$

$$h(t) = \delta(t-t_0) \xleftrightarrow{F} H(f) = e^{-j2\pi ft_0}$$

$$h(t) = e^{j2\pi f_0 t} \xleftrightarrow{F} H(f) = \delta(f-f_0)$$

$$h(t) = \operatorname{sgn}(t) \xleftrightarrow{F} H(f) = \frac{1}{j\pi f}$$

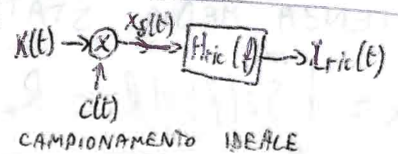
$$h(t) = \cos(2\pi f_0 t) \xleftrightarrow{F} H(f) = \frac{1}{2} \delta(f-f_0) + \frac{1}{2} \delta(f+f_0)$$

$$h(t) = \sin(2\pi f_0 t) \xleftrightarrow{F} H(f) = \frac{1}{2} \delta(f-f_0) - \frac{1}{2} \delta(f+f_0)$$

## CAMPIONAMENTO

$$c(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT_c)$$

$$X_c(f) = \frac{1}{T_c} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X(f - k f_c)$$



CONDIZIONE DI NYQUIST

$$f_c \geq B_x$$

$f_c \rightarrow$  frequenza di campionamento

$B \rightarrow$  frequenza (banda) del segnale (se  $X(t) = \operatorname{sinc}(38t)$ ,  $B_x = 38$ )

$$H_{ric}(f) = T_c \cdot \Pi\left(\frac{f}{f_c}\right) \quad \text{PASSA BASSO}$$

1) da  $x(t)$ , trasformo in  $X(f)$

2) verifico la condizione di Nyquist

3) determino  $X_s(f) = \sum_k f_c \cdot X(f - k f_c)$

4) disegno lo spettro di  $X_s(f)$

5) applico il filtro di ricostruzione

6) disegno il segnale ricostruito

CAMPIONAMENTO NON IDEALE  
SAMPLE & HOLD

• può essere visto come un campionamento ideale seguito da un filtro  $S(f)$

• il filtro di ricostruzione sarà composto da un equalizzatore con risposta in frequenza  $\frac{1}{S(f)}$  e da un ricostruttore (filtro passa basso  $T_c \Pi(\frac{f}{f_c})$ ) come nel caso ideale.

$$H_{eq-ric} = \frac{1}{S(f)} \cdot T_c \cdot \Pi\left(\frac{f}{f_c}\right)$$