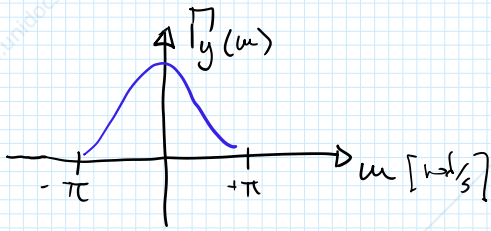


Lezione 6

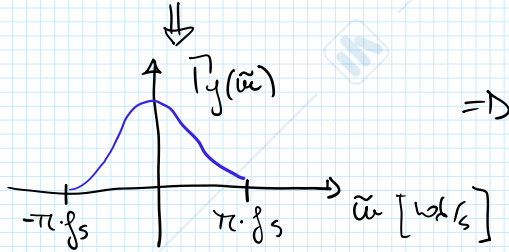
giovedì 5 novembre 2020 16:18



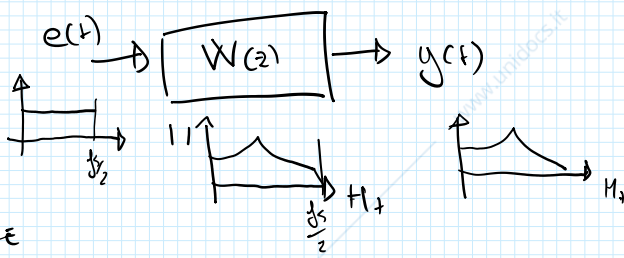
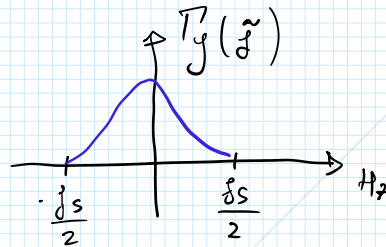
$$\tilde{\omega} = 2\pi \cdot \tilde{f}$$

$$\tilde{f} = \frac{\delta_s}{2} \Rightarrow \tilde{\omega} = 2\pi \frac{\delta_s}{2} = \pi \delta_s$$

$$\omega = \frac{\tilde{\omega}}{\delta_s} = \pi$$



=>

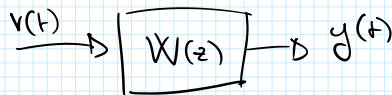


V.C. => VETTORE

$$y(t) = w_0 e(t) + w_1 e(t-1) + \dots$$

Teorema

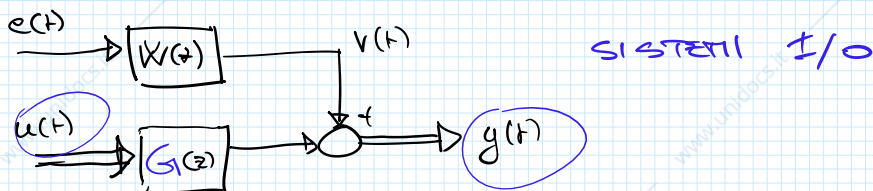
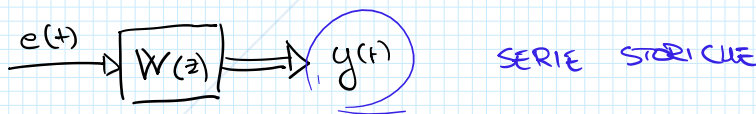
Dato un processo stocastico  $y(t)$ , uscita di regime di un filtro  $W(z)$ , alimentato da un processo stocastico  $v(t)$



Condizione necessaria e sufficiente affinché,  $\forall$  condizione iniziale, il regime  $y(t)$  sia in PSS è che:

- 1)  $v(t)$  sia PSS
- 2)  $W(z)$  sia ASINTOTICAMENTE STABILE

$$\hookrightarrow W(z) = \frac{C(z)}{A(z)}, \quad \text{radici di } A(z) \quad | | < 1$$



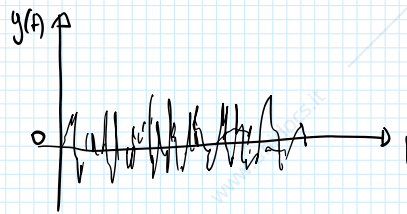
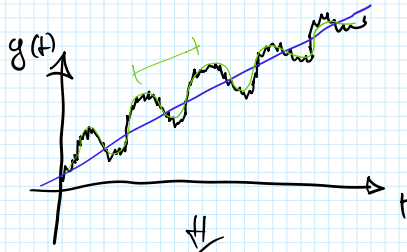
Nota

Nota

$G(z)$  è un sistema fisico (reale).  $W(z)$  ed  $e(t)$  non esistono nella realtà, ma ci consentono di modellare ciò che  $G(z)$  non riesce a fare a causa della stocasticità della serie di dati

Nota

Trend / Stagionalità



× DEPOLARIZZAZIONE × 8.5

Se depolarizzato è possibile semplificare il calcolo di  $\gamma(\tau)$  nel caso in cui il pss  $v(t)$  abbia media  $m_v \neq 0$

$$\gamma(\tau) = \mathbb{E} \left[ (v(t) - m_v)(v(t+\tau) - m_v) \right]$$

Se  $m_v = 0$

$$\gamma(\tau) = \mathbb{E} \left[ v(t) \cdot v(t+\tau) \right]$$

Definiamo  $\tilde{v}(t) = v(t) - m_v$

$$\bullet \mathbb{E} \left[ \tilde{v}(t) \right] = \mathbb{E} \left[ v(t) - m_v \right] = \mathbb{E} \left[ v(t) \right] - m_v = 0$$

$$\bullet \tilde{\gamma}(\tau) = \mathbb{E} \left[ \tilde{v}(t) \cdot \tilde{v}(t+\tau) \right] = \mathbb{E} \left[ (v(t) - m_v)(v(t+\tau) - m_v) \right] = \gamma(\tau)$$

$v(t)$  e  $\tilde{v}(t)$  hanno la stessa funzione di covarianza

FAMIGLIE DI MODELLI A SPETTRO RAZIONALE

8

× MODELLI PER SERIE TEMPORALI × 8.1

## PROCESSI MA (Moving Average)

Un processo  $y(t)$ , generato a partire dal rumore bianco  $e(t)$ ,  $e(t) \sim WN(\mu, \sigma^2)$ , è detto di tipo MA(m) se:

$$y(t) = c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m)$$

$$= \sum_{i=0}^m c_i \cdot e(t-i)$$

•  $c_0 \dots c_m$ : COEFF. DEL MODELLO

•  $m$ : ORDINE DEL MODELLO

$$\left( \begin{array}{l} z^{-1} \cdot x(t) = x(t-1) \\ z^{-2} \cdot x(t) = x(t-2) \end{array} \right)$$

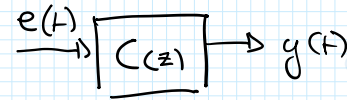
$$y(t) = c_0 e(t) + c_1 \cdot e(t) \cdot z^{-1} + c_2 e(t) z^{-2} + \dots + c_m e(t) z^{-m}$$

$$= e(t) \left[ c_0 + c_1 z^{-1} + c_2 z^{-2} + \dots + c_m z^{-m} \right] = C(z) \cdot e(t)$$

$$\Rightarrow \frac{y(t)}{e(t)} = \frac{z^m c_0 + z^{m-1} c_1 + \dots + c_m}{z^m}$$

$m$  POLI in  $z=0$

$\Downarrow$  processi MA sono sempre stazionari



## \* Calcolo di parametri caratteristici \*

• Valore atteso

$$m = \mathbb{E}[y(t)] = \mathbb{E}[c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m)]$$

$$= c_0 \mathbb{E}[e(t)] + c_1 \mathbb{E}[e(t-1)] + \dots + c_m \mathbb{E}[e(t-m)]$$

$$= c_0 \cdot \mu + c_1 \cdot \mu + \dots + c_m \cdot \mu$$

$$= \mu \cdot \sum_{i=0}^m c_i \Rightarrow \text{se } e(t) \sim WN(0, \sigma^2)$$

$$\Downarrow$$

$$\mathbb{E}[y(t)] = 0$$

• Funzione di covarianza (Supponiamo  $\mathbb{E}[y(t)] = 0$ )

$$\gamma(\tau)$$

$$- \gamma(0) = \mathbb{E}[(y(t) - m)^2] = \mathbb{E}[y(t)^2] = \mathbb{E}[(c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m))^2]$$

$$\begin{aligned}
 - \gamma(0) &= \mathbb{E} \left[ \left( y(t) - m \right)^2 \right] = \mathbb{E} \left[ y(t)^2 \right] = \mathbb{E} \left[ \left( c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m) \right)^2 \right] \\
 &= \mathbb{E} \left[ \underbrace{c_0^2 e(t)^2 + c_1^2 e(t-1)^2 + \dots + c_m^2 e(t-m)^2}_{\text{quadrati}} + \underbrace{2c_0 c_1 e(t) \cdot e(t-1) + \dots + 2c_{m-1} c_m e(t-m+1) e(t-m)}_{\text{doppi prodotti}} \right]
 \end{aligned}$$

$$2c_0 c_1 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t) \cdot e(t-1) \right] = 0$$

$$\begin{aligned}
 &= c_0^2 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t)^2 \right] + c_1^2 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t-1)^2 \right] + \dots + c_m^2 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t-m)^2 \right] \\
 &= c_0^2 \cdot \lambda^2 + c_1^2 \cdot \lambda^2 + \dots + c_m^2 \cdot \lambda^2 = \lambda^2 \cdot \sum_{i=0}^m c_i^2
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 - \gamma(1) &= \mathbb{E} \left[ \left( y(t) - m \right) \left( y(t+1) - m \right) \right] = \mathbb{E} \left[ y(t) \cdot y(t+1) \right] \\
 &= \mathbb{E} \left[ \left( c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m) \right) \left( c_0 e(t+1) + c_1 e(t) + \dots + c_m e(t-m+1) \right) \right] \\
 &= c_0 c_1 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t)^2 \right] + c_1 c_2 \cdot \mathbb{E} \left[ e(t-1)^2 \right] + \dots + c_{m-1} c_m \cdot \mathbb{E} \left[ e(t-m)^2 \right] \\
 &= \lambda^2 \cdot \left( c_0 c_1 + c_1 c_2 + \dots + c_{m-1} c_m \right)
 \end{aligned}$$

$$- \gamma(2): \lambda^2 \cdot (c_0 c_2 + c_1 c_3 + \dots + c_{m-2} c_m)$$

$$- \gamma(m): \lambda^2 \cdot (c_0 c_m)$$

$$- \gamma(r) \text{ t.c. } r > m \Rightarrow \gamma(r) = 0$$

Nota

Il processo  $\tilde{y}(t) = \tilde{c}_0 \eta(t) + \tilde{c}_1 \eta(t-1) + \dots + \tilde{c}_m \eta(t-m)$   $\tilde{c}_i = \alpha \cdot c_i$   
 $\eta(t) \sim WN(0, \tilde{\lambda}^2)$   $\tilde{\lambda}^2 = \frac{\lambda^2}{\alpha}$

ha la stessa varianza attesa e funzione di covarianza del processo  
 $y(t) = c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m)$   $e(t) \sim WN(0, \lambda^2)$

$$y(t) = c_0 e(t) + c_1 e(t-1) + \dots + c_m e(t-m) \quad e(t) \sim \text{WN}(0, \sigma^2)$$

$c_0 = 1$  Per evitare questa sovra-parametrizzazione

## PROCESSI AR (Auto-Regressivo)

Un processo  $y(t)$ , generato a partire da  $e(t) \sim \text{WN}(\mu, \sigma^2)$ , è detto di tipo AR(m) se:

$$y(t) = a_1 y(t-1) + a_2 y(t-2) + \dots + a_m y(t-m) + e(t)$$

$$= \sum_{i=1}^m a_i y(t-i) + e(t)$$

- $a_1, \dots, a_m$ : COEFFICIENTI
- $m$ : ORDINE

Forma operatoriale

$$y(t) = a_1 y(t) z^{-1} + a_2 y(t) z^{-2} + \dots + a_m y(t) z^{-m} + e(t)$$

$$y(t) \left[ 1 - a_1 z^{-1} - a_2 z^{-2} - \dots - a_m z^{-m} \right] = e(t)$$

$$\frac{y(t)}{e(t)} = \frac{1}{1 - a_1 z^{-1} - a_2 z^{-2} - \dots - a_m z^{-m}} = \frac{1}{A(z)}$$

$$e(t) \rightarrow \left[ \frac{1}{A(z)} \right] \rightarrow y(t)$$

$$= \frac{z^m}{z^m - a_1 z^{m-1} - \dots - a_m}$$

•  $m$  ZERI nell'origine

•  $m$  POLI:  $y(t)$  è PSS se  $| \lambda | < 1$

## Calcolo di parametri caratteristici (supponiamo AR(m) sia stazionario)

• Valore atteso

$$\begin{aligned} \mu &= \mathbb{E}[y(t)] = \mathbb{E}[a_1 y(t-1) + a_2 y(t-2) + \dots + a_m y(t-m) + e(t)] \\ &= a_1 \mathbb{E}[y(t-1)] + a_2 \mathbb{E}[y(t-2)] + \dots + a_m \mathbb{E}[y(t-m)] + \mathbb{E}[e(t)] \\ \mathbb{E}[y(t)] &= (a_1 + a_2 + \dots + a_m) \mathbb{E}[y(t)] + \mu \end{aligned}$$

$$(1 - a_1 z^{-1} - a_2 z^{-2} - \dots - a_m z^{-m}) \mathbb{E}[y(t)] = \mu$$

$$\mathbb{E}[y(t)] = \frac{\mu}{1 - a_1 z^{-1} - a_2 z^{-2} - \dots - a_m z^{-m}}$$

$\Rightarrow$  se  $\mathbb{E}[e(t)] = 0$   
 $\Downarrow$   
 $\mathbb{E}[y(t)] = 0$

• Funzione di covarianza

$\gamma(r)$   $\rightarrow$  calcolo per processi AR(1)

$$y(t) = a y(t-1) + e(t) \quad e(t) \sim WN(\mu, \sigma^2)$$

$$y(t) [1 - a z^{-1}] = e(t)$$

$$y(t) = \frac{1}{1 - a z^{-1}} e(t)$$

Polo in  $z = a$   
 $A(z)$  è AS. STAB. se  
 $|a| < 1$

Supponiamo  $A(z)$  AS. STAB e  $y(t)$  DEQUARIZZATO,  $\mathbb{E}[y(t)] = 0$

$$\gamma(0) = \mathbb{E}[y(t)^2] = \mathbb{E}[(a y(t-1) + e(t))^2] = \mathbb{E}[a^2 y(t-1)^2 + e(t)^2 + 2a y(t-1) e(t)]$$

$$= a^2 \mathbb{E}[y(t-1)^2] + \mathbb{E}[e(t)^2] + 2a \mathbb{E}[y(t-1) e(t)]$$

$$y(t) = \sum_{i=0}^{+\infty} w_i \cdot e(t-i)$$

$$y(t-1) = \sum_{i=0}^{+\infty} w_i e(t-i-1)$$

$$= w_0 e(t-1) + w_1 e(t-2) + \dots$$

$$\mathbb{E}[(a y(t-2) + e(t-1)) \cdot e(t)]$$

$$= a \mathbb{E}[y(t-2) \cdot e(t)] + \mathbb{E}[e(t-1) \cdot e(t)]$$

$$\gamma(0) = a^2 \cdot \gamma(0) + \sigma^2 \Rightarrow$$

$$\gamma(0) = \frac{\sigma^2}{1 - a^2}$$

$$\gamma(1) = \mathbb{E}[y(t) \cdot y(t-1)] = \mathbb{E}[(a y(t-1) + e(t)) \cdot y(t-1)]$$

$$= \mathbb{E} \left[ a y(t-1)^2 + y(t-1)e(t) \right] = a \mathbb{E} \left[ y(t-1)^2 \right] + \mathbb{E} \left[ y(t-1)e(t) \right]$$

$$\gamma(1) = a \cdot \gamma(0)$$

-  $\gamma(2) = a \cdot \gamma(1)$

Generalizzando

$$\begin{cases} \gamma(0) = \frac{\sigma^2}{1-a^2} & n=0 \\ \gamma(r) = a \cdot \gamma(r-1) & r >> \end{cases}$$

EQUAZIONI DI YULE-WALKER per un AR(1)

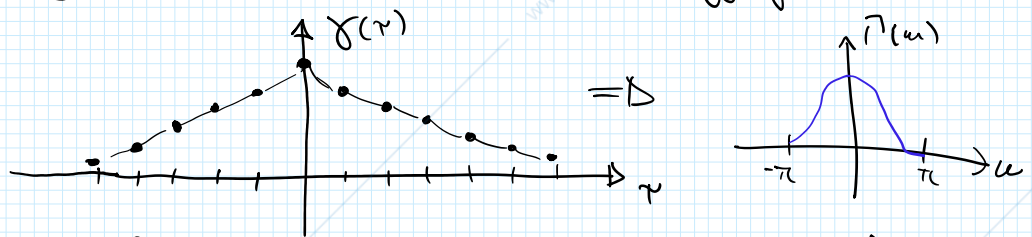
Osservazione

Dato che  $|a| < 1$ , si ha che

$$|\gamma(r+1)| < |\gamma(r)|$$

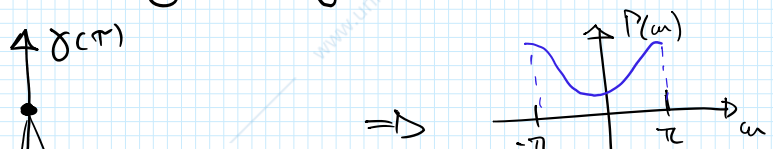
e dato che  $a \neq \pm 1$ ,  $\gamma(0)$  esiste finito. Inoltre:

- Il processo  $\bar{y}(t) = a \bar{y}(t-1) + e(t)$  con  $0 < a < 1$  ha  $\gamma(r) > 0 \forall r$ , e sarà una funzione decrescente che non raggiunge mai zero



Le realizzazioni del pss  $y(t)$  variano lentamente perché i dati sono molto correlati tra loro e con cambiamenti di segno (in media) Ci si aspetta una realizzazione con componenti a basse frequenze

- Il processo  $\bar{y}(t) = a \bar{y}(t-1) + e(t)$  con  $-1 < a < 0$  ha una funzione  $\gamma(r)$  che cambia segno ad ogni  $r$ , e decresce in valore assoluto





$$| | < 1$$

## MODELLI PER SISTEMI INPUT / OUTPUT & [B.2]

### PROCESSI ARMAX (AutoRegressive Moving Average with exogenous input)

Un processo  $y(t)$ , generato a partire dal rumore bianco  $e(t) \sim \text{WN}(y, \sigma^2)$  e da un input esogeno  $u(t)$  (indipendente dal processo) è detto ARMAX( $m, m, k+p$ ) se:

$$y(t) = a_1 y(t-1) + a_2 y(t-2) + \dots + a_m y(t-m) \quad \text{PARTE AR}(m)$$

$$+ e(t) + c_1 e(t-1) + c_2 e(t-2) + \dots + c_m e(t-m) \quad \text{PARTE MA}(m)$$

$$+ b_0 u(t-k) + b_1 u(t-k-1) + \dots + b_p u(t-k-p) \quad \text{PARTE X}(k+p)$$

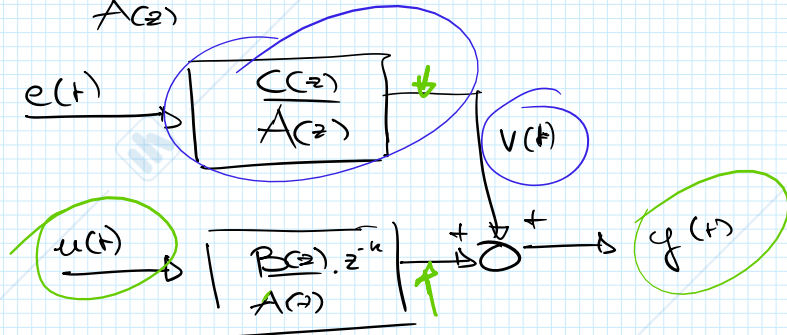
- $m$ : ORDINE AR
- $k$ : RITARDO PURO TRA INPUT E USCITA
- $m$ : ORDINE MA
- $p$ : ORDINE PARTE ESOGENA

$$y(t) \underbrace{\left[ 1 - a_1 z^{-1} - \dots - a_m z^{-m} \right]}_{A(z)} = e(t) \underbrace{\left[ 1 + c_1 z^{-1} + \dots + c_m z^{-m} \right]}_{C(z)} + u(t-k) \underbrace{\left[ b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_p z^{-p} \right]}_{B(z)}$$

$$y(t) A(z) = e(t) C(z) + u(t-k) B(z)$$

$$y(t) = \frac{C(z)}{A(z)} e(t) + \frac{B(z)}{A(z)} u(t-k)$$

$$y(t) = \frac{C(z)}{A(z)} e(t) + \frac{B(z)}{A(z)} \cdot z^{-k} \cdot u(t)$$



### Tesieme

Dato un processo stocastico stazionario ARMA( $m, m$ ), esso può essere espresso come un MA( $\infty$ )

Es AR(1)

essere espressi come un  $MA(\infty)$

Es AR(1)

$$y(t) = a y(t-1) + e(t) \quad e(t) \sim WN(0, \lambda^2)$$

$$y(t) = \frac{1}{1 - a z^{-1}} e(t)$$

limite serie geometrica di ragione  $a z^{-1}$

$$= \sum_{k=0}^{+\infty} (a z^{-1})^k \cdot e(t) = \sum_{k=0}^{+\infty} a^k \cdot e(t-k) \equiv MA(\infty)$$

## ▷ CALCOLO DELLO SPETTRO DI UN PSS A PARTIRE DAL SUO MODELLO 9.3

$$y(t) = F(z) \cdot v(t)$$

$$\begin{matrix} v(t) \\ \text{PSS} \end{matrix} \rightarrow \boxed{F(z)} \rightarrow \begin{matrix} y(t) \\ \text{PSS} \end{matrix}$$

AS. STAB

$$\overline{P}_y(\omega) = \left| F(e^{j\omega}) \right|^2 \cdot \overline{P}_v(\omega)$$

- $\overline{P}_y(\omega)$ : SPETTRO USCITA
- $\left| F(e^{j\omega}) \right|^2$ : MODULO AL QUADRATO DELLA RISPOSTA IN FREQUENZA DEL FILTRO
- $\overline{P}_v(\omega)$ : SPETTRO DELL'INGRESSO

Se l'ingresso è un  $e(t) \sim WN(0, \lambda^2)$ :

$$\overline{P}_y(\omega) = \left| F(e^{j\omega}) \right|^2 \cdot \lambda^2$$

### Esempio

Consideriamo un process  $MA(1)$ . Calcoliamo  $\overline{P}_y(\omega)$

$$y(t) = 1 \cdot e(t) + c_1 \cdot e(t-1) \quad e(t) \sim WN(0, 1)$$

$\downarrow c_0$                        $\downarrow c_1$

1) Usando la definizione

$$\lambda^2(c_0 c_1) \leftarrow \overline{P}_y(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \gamma(n) e^{-j\omega n}$$

$$= \underbrace{\gamma(-1)}_{n=-1} e^{+j\omega} + \underbrace{\gamma(0)}_{n=0} e^{-j\omega \cdot 0} + \underbrace{\gamma(1)}_{n=1} e^{-j\omega}$$

$\downarrow$   $\lambda^2 \cdot \sum_{i=0}^m c_i^2$

$$\begin{aligned}
 &= 1(1 \cdot c) e^{j\omega} + 1(1^2 + c^2) \cdot 1 + 1(1 \cdot c) e^{-j\omega} \\
 &= c e^{j\omega} + c^2 + 1 + c e^{-j\omega} = c \left[ \underbrace{e^{j\omega} + e^{-j\omega}}_{2 \cos \omega} \right] + c^2 + 1 \\
 &= \boxed{2c \cdot \cos \omega + c^2 + 1}
 \end{aligned}$$

2) Usando il teorema

$$y(t) = (1 + cz^{-1}) e(t) = C(z) \cdot e(t) \quad z = e^{j\omega}$$

$$\begin{aligned}
 |T_y(\omega)| &= |C(e^{j\omega})|^2 \cdot |T_e(\omega)| = |1 + ce^{-j\omega}|^2 \cdot 1 \\
 &= (1 + ce^{j\omega}) \cdot (1 + ce^{-j\omega}) \\
 &= 1 + ce^{-j\omega} + ce^{j\omega} + c^2 \cancel{e^{j\omega} e^{-j\omega}} \\
 &= c(e^{-j\omega} + e^{j\omega}) + c^2 + 1 \\
 &= \boxed{2c \cdot \cos \omega + c^2 + 1}
 \end{aligned}$$

### Tracciamenti dello spettro

$$- |T_y(0)| = 2c \cdot \overset{\Delta 1}{\cos 0} + c^2 + 1 = 1 + 2c + c^2 = (1+c)^2$$

$$- |T_y(\pi/2)| = 2c \cdot \overset{\Delta 0}{\cos \pi/2} + c^2 + 1 = 1 + c^2$$

$$- |T_y(\pi)| = 2c \cdot \overset{\Delta -1}{\cos \pi} + c^2 + 1 = 1 - 2c + c^2 = (1-c)^2$$

$c > 0$

$c < 0$

