



Modellizzazione del ritardo

Dominio della variabile complessa s



Modellizzazione del ritardo

La causa del ritardo e il suo effetto sono facilmente spiegabili ed analizzabili nel dominio del tempo. Potremmo però chiederci quale sia l'effetto del ritardo nel dominio di Laplace e nel dominio della frequenza.

Come ben sappiamo, per studiare i sistemi dinamici nel dominio di Laplace si applica la trasformata di Laplace.

Prendiamo in considerazione un generico segnale $u(t)$, sappiamo che la sua trasformata di Laplace è definita come:

$$U(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} u(t)e^{-st} dt$$

Ma se consideriamo un segnale $u(t)$ reale, ovvero nullo per valori non positivi di t , si ha:

$$U(s) = \int_{0^-}^{+\infty} u(t)e^{-st} dt \quad u(t) = 0 \quad \forall t \leq 0$$



Modellizzazione del ritardo

Calcoliamo quindi la trasformata di Laplace del segnale di uscita $y(t) = x(t-T)$ dal blocco di ritardo T :

$$Y(s) = \int_{-\infty}^{+\infty} y(t)e^{-st}dt = \int_{-\infty}^{+\infty} u(t-T)e^{-st}dt = \int_{T^-}^{+\infty} u(t-T)e^{-st}dt$$

Facciamo una sostituzione di variabile di integrazione:

$$\tau = t - T \rightarrow t = \tau + T \rightarrow dt/d\tau = 1 \rightarrow dt = d\tau$$

Da cui si ricava che:

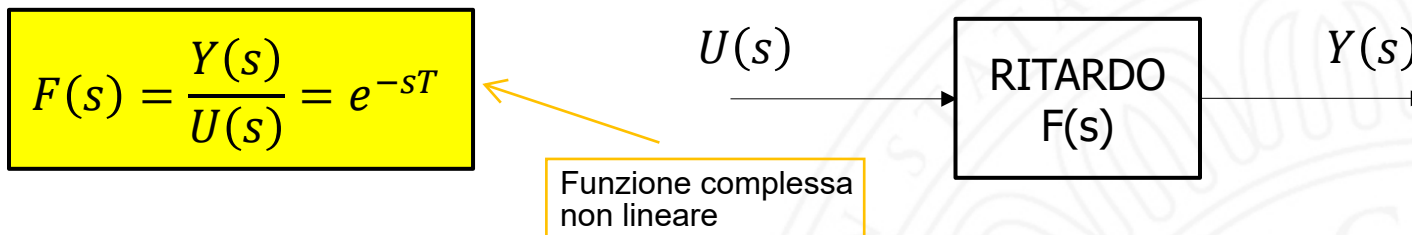
$$Y(s) = \int_{0^-}^{+\infty} u(\tau)e^{-s(\tau+T)}d\tau = e^{-sT} \int_{0^-}^{+\infty} u(\tau)e^{-s\tau}d\tau = e^{-sT}U(s)$$

$$Y(s) = e^{-sT}U(s)$$



Funzione di trasferimento del blocco ritardo

Ne consegue che la funzione di trasferimento ingresso-uscita di un blocco ritardo è data dalla seguente funzione complessa non lineare:



CONSIDERAZIONE

È bene ricordare che l'esponenziale complesso è esprimibile come una serie:

$$e^{-sT} = \sum_{n=0}^{+\infty} \frac{(-sT)^n}{n!}$$

Pertanto esso è rappresentabile come un polinomio della variabile complessa s di grado infinito.



Funzione di trasferimento del blocco ritardo

La funzione e^{-sT} è una **funzione complessa** di variabile complessa s :

$$s = \operatorname{Re}(s) + j\operatorname{Im}(s) = \sigma + j\omega \in \mathbb{C}$$
$$\sigma \in \mathbb{R}, \omega \in \mathbb{R}$$

$$e^{-sT} = e^{-(\sigma+j\omega)T} = e^{-\sigma T} e^{-j\omega T} = e^{-\sigma T} [\cos(-\omega T) + j\sin(-\omega T)]$$

$$e^{-sT} = e^{-\sigma T} [\cos(\omega T) - j\sin(\omega T)]$$

**RAPPRESENTAZIONE
CARTESIANA**

$$\operatorname{Re}(e^{-sT}) = e^{-\sigma T} \cos(\omega T)$$

PARTE REALE

$$\operatorname{Im}(e^{-sT}) = -e^{-\sigma T} \sin(\omega T)$$

PARTE IMMAGINARIA

**RAPPRESENTAZIONE
POLARE**

$$|e^{-sT}| = e^{-\sigma T}$$

MODULO

$$\angle e^{-sT} = \omega T$$

FASE



Modellizzazione del ritardo

Dominio della frequenza



Funzione di trasferimento del blocco ritardo

Per passare al **dominio della frequenza** (o meglio, della **pulsazione ω**) imponiamo:

$$s = j\omega \in \mathbb{C}$$

$$\omega \in \mathbb{R}$$

$$e^{-sT} = e^{-j\omega T} = \cos(-\omega T) + j\sin(-\omega T)$$

**RAPPRESENTAZIONE
POLARE**

$$|e^{-j\omega T}| = 1$$

MODULO

Il modulo vale in quanto
 $\cos^2 x + \sin^2 x = 1$

$$\angle e^{-j\omega T} = -\omega T$$

FASE (in radianti)

Ricordando che i **diagrammi di Bode** **tracciano modulo (in decibel) e fase (in gradi)** della funzione complessa al variare della ω , in scala logaritmica ($x = \log_{10} \omega$) abbiamo:

$$|e^{-j\omega T}|_{dB} = 20 \log_{10} 1 = 0$$

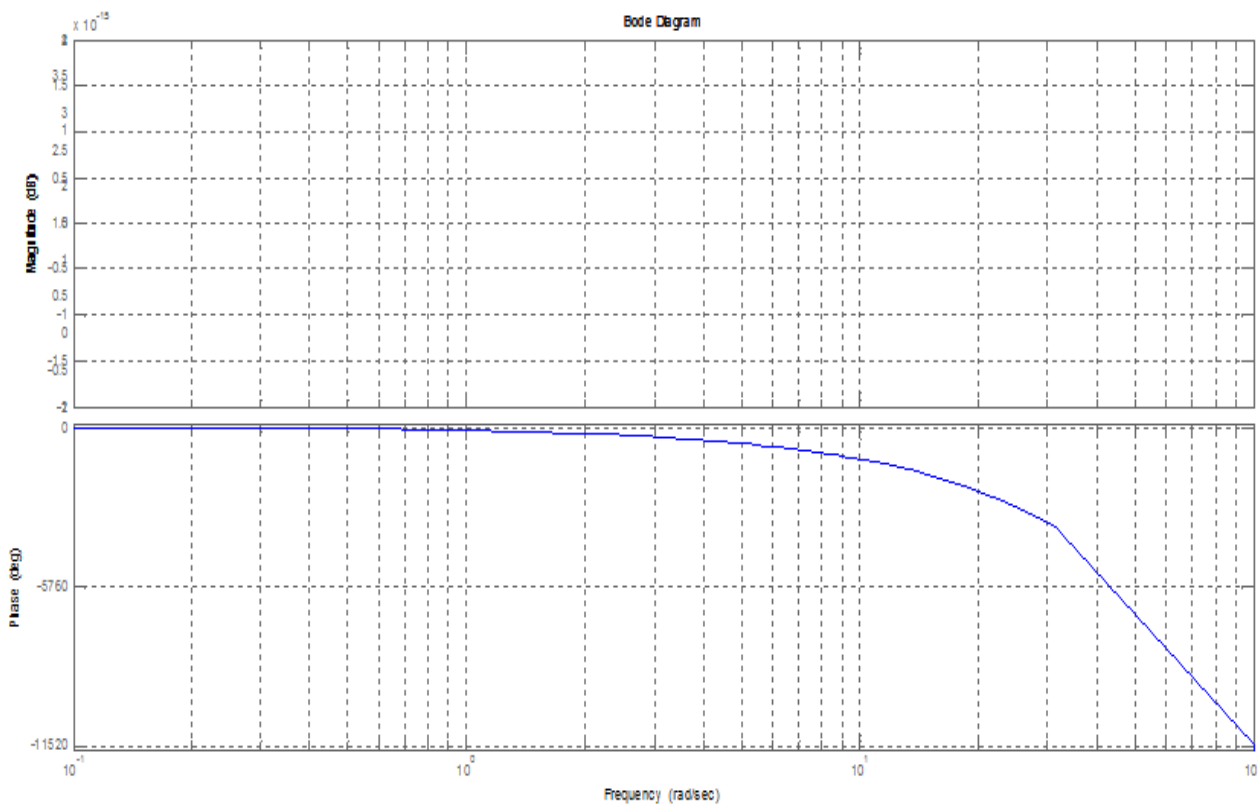
MODULO
(in decibel)

$$\angle e^{-j\omega T} = -\frac{180}{\pi} 10^{\log_{10} \omega T}$$

FASE
(in gradi)



Funzione di trasferimento del blocco ritardo



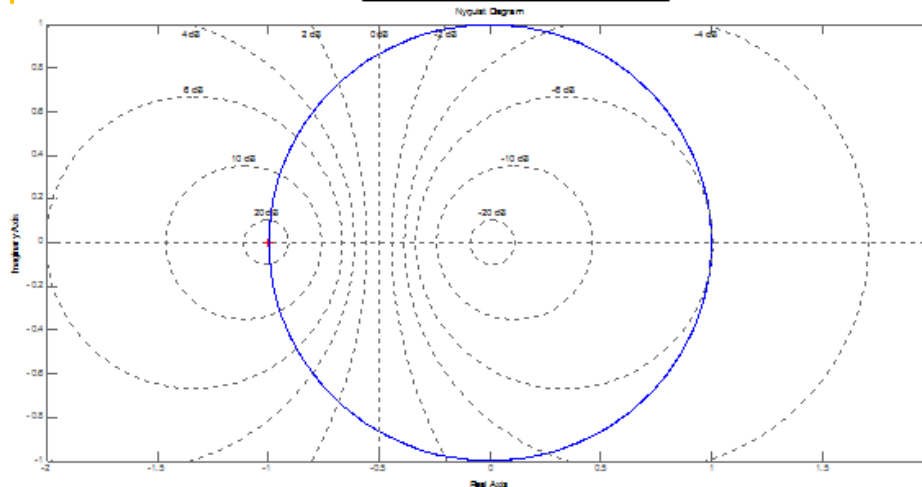


Funzione di trasferimento del blocco ritardo

Il diagramma di Nyquist è intuitivo, in quanto si tratta di una circonferenza di raggio unitario che viene percorsa infinite volte in senso antiorario all'aumentare di ω .

RAPPRESENTAZIONE POLARE

$ e^{-j\omega T} = 1$	MODULO
$\angle e^{-j\omega T} = -\omega T$	FASE (in radianti)





Sessione di studio



Verifica

La funzione di trasferimento del blocco ritardo è rappresentativa di una relazione lineare tra ingresso e uscita?

La funzione di trasferimento di un blocco di ritardo non rappresenta una relazione lineare tra ingresso e uscita. Il blocco di ritardo introduce un ritardo temporale nel segnale di uscita, il che viola il principio di omogeneità della linearità:

$$H(s) = e^{-s \cdot \tau}$$

dove s è la variabile complessa di Laplace e τ è il tempo di ritardo.

Il blocco di ritardo non soddisfa il principio di omogeneità. Consideriamo un ingresso $x(t)$ e un fattore di scala a .

L'uscita del blocco di ritardo con ingresso $x(t)$ è $y(t) = x(t - T)$, dove T è il ritardo. Se scaliamo l'ingresso per un fattore a , l'uscita diventa $y'(t) = ax(t - T)$. Tuttavia, se il sistema fosse lineare, l'uscita dovrebbe essere $ay(t) = a \cdot x(t - T)$.

Pertanto, il blocco di ritardo non soddisfa il principio di omogeneità e quindi non è un sistema lineare.



Sessione di studio



Verifica

Quale è la funzione di trasferimento del blocco ritardo?



Sessione di studio



Verifica

Tracciare i diagrammi di Bode e Nyquist della funzione di trasferimento del blocco ritardo, usando un tool di simulazione.