

# Sistemi

Giovanni Tosini



# Indice

<b>1</b>	<b>Numeri complessi</b>	<b>1</b>
1.1	Formula di Eulero . . . . .	1
1.2	Operazioni con i numero complessi . . . . .	3
1.3	Teorema fondamentale dell'algebra . . . . .	6
<b>2</b>	<b>Segnali</b>	<b>9</b>
2.1	Segnali elementari a tempo continuo . . . . .	9
2.1.1	Segnale sinusoidale . . . . .	9
2.1.2	Fasore . . . . .	10
2.1.3	Segnale sinusoidale modulato esponenzialmente . . . . .	10
2.1.4	Segnale esponenziale complesso . . . . .	11
2.1.5	Funzioni generalizzate . . . . .	11

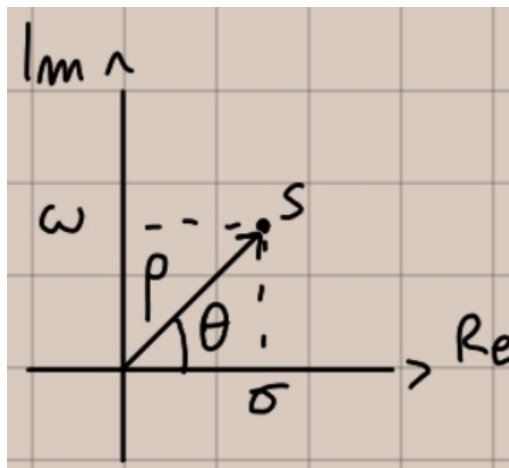


# Capitolo 1

## Numeri complessi

Un numero complesso  $s = \sigma + j\omega$  con  $j = \sqrt{-1}$  e  $\sigma, \omega \in R$  in cui

- $\sigma = Re(s)$  parte reale
- $\omega = Im(s)$  parte immaginaria
- $C = st.c.s = \sigma + j\omega, \sigma, \omega \in R$  insieme dei numeri complessi



Forma polare dei numeri complessi,  $s = \rho(\cos\theta + j\sin\theta)$

- $\rho = \sqrt{\sigma^2 + \omega^2}$  il modulo di  $s$  con  $\rho \in R^+$
- $\theta =$  argomento di  $s$

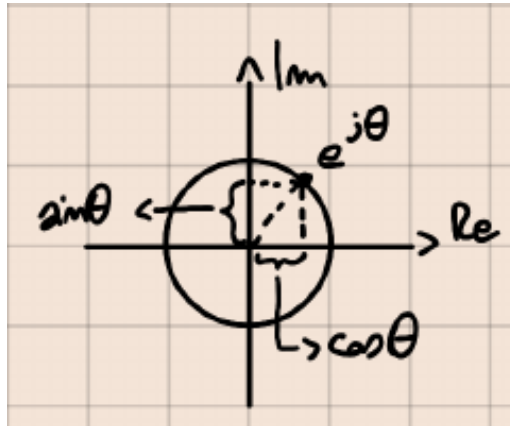
**Osservazione 1**  $Re(s) = \rho\cos\theta$  e  $Im(s) = \rho\sin\theta$

**Osservazione 2** L'argomento  $\theta$  è determinato a meno di multipli interi di  $2\pi$ . Imponendo  $\theta \in [0, 2\pi)$  oppure  $(-\pi, \pi]$  (deve essere un intervallo lungo  $2\pi$ ) si ottiene l'argomento principale  $\theta$  che notiamo con  $arg(s)$

### 1.1 Formula di Eulero

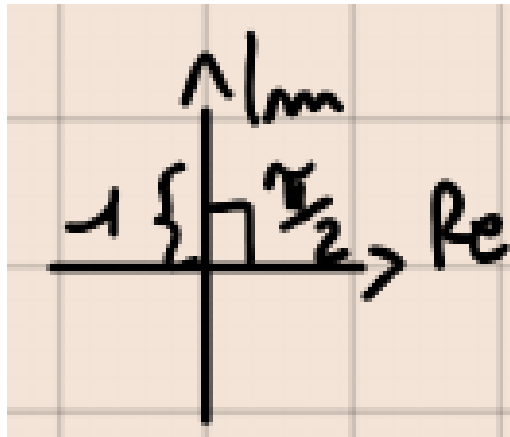
$\theta \in R, j = \sqrt{-1}$  abbiamo  $e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta$

Forma esponenziale  $s = \rho e^{j\theta}$



$$|e^{j\theta}| = \sqrt{\cos^2\theta + \sin^2\theta} = 1$$

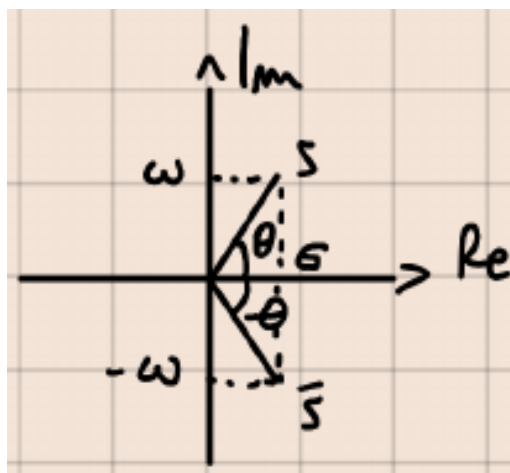
Esempio:  $e^{j\frac{\pi}{2}} = j$



$$s = 0 + 1j = j$$

**Def:** i numeri **immaginari puri** hanno la parte reale nulla

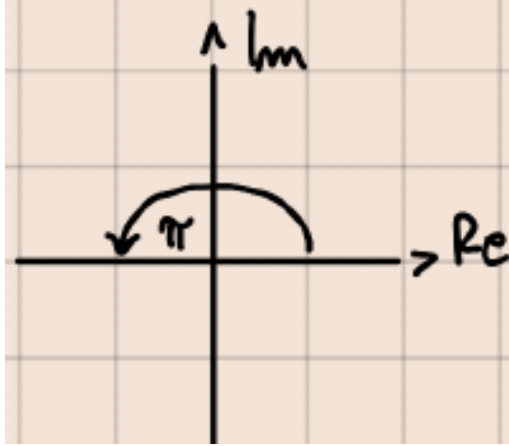
**Def:** dato  $s : \sigma + j\omega \in C$   $\bar{s} : \sigma - j\omega$  coniugato complesso



La forma polare di  $\bar{s}$  sarà uguale a  $\rho(\cos\theta - j\sin\theta)$

**Osservazione**  $|s| = |\bar{s}|$   $\arg(\bar{s}) = -\arg(s)$

Esempio:  $e^{j\pi} = -1 = e^{j\pi} + 1 = 0$

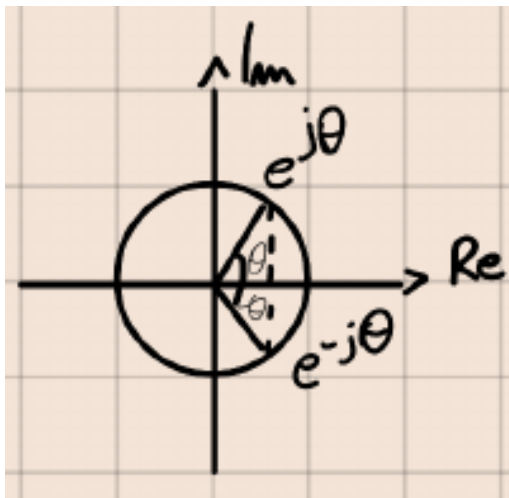


## 1.2 Operazioni con i numero complessi

- $s_1 = \sigma_1 + j\omega_1, s_2 = \sigma_2 + j\omega_2 \in C$
- $s_1 + s_2 = \sigma_1 + \sigma_2 + j(\omega_1 + \omega_2)$
- $s_1 - s_2 = \sigma_1 - \sigma_2 + j(\omega_1 - \omega_2)$

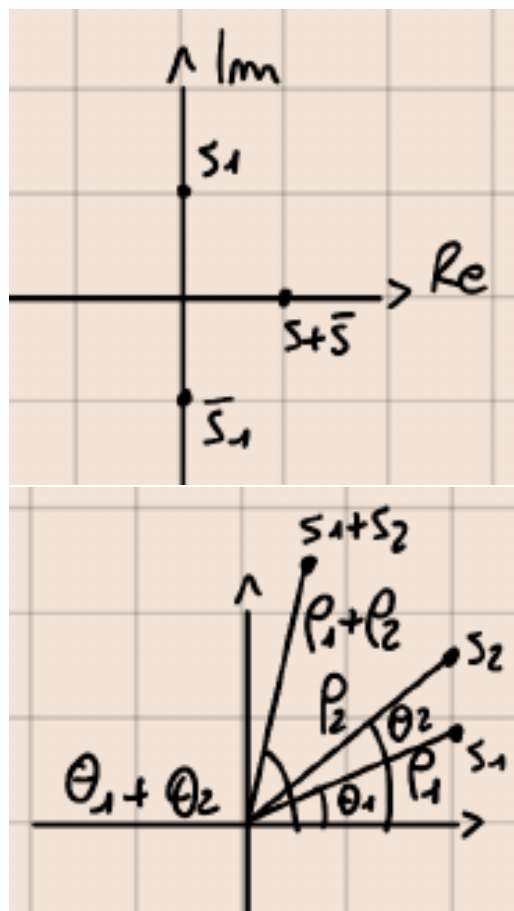
**Osservazione:**  $Re(s) = \frac{s+\bar{s}}{2}$  e  $Im(s) = \frac{s-\bar{s}}{2j}$

Per la formula di Eulero  $e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta \Rightarrow \cos\theta = \frac{e^{j\theta} + e^{-j\theta}}{2}$  e  $\sin\theta = \frac{e^{j\theta} - e^{-j\theta}}{2j}$



**Osservazione:**  $2Re(s) = s + \bar{s}$  e  $2jIm(s) = s - \bar{s}$

$s = \bar{s} \Rightarrow Im(s) = 0$  e  $s = -\bar{s} \Rightarrow Re(s) = 0$



- $s_1 = \rho_1(\cos\theta_1 + j\sin\theta_1)$
- $s_2 = \rho_2(\cos\theta_2 + j\sin\theta_2)$
- $s_1 s_2 = \rho_1 \rho_2 (\cos(\theta_1 + \theta_2) + j\sin(\theta_1 + \theta_2))$
- $s_1 s_2 = \rho_1 \rho_2 (\cos\theta_1 \cos\theta_2 + j\cos\theta_1 \sin\theta_2 + j\sin\theta_1 \cos\theta_2 - \sin\theta_1 \sin\theta_2)$
- $s_1 s_2 = \rho_1 \rho_2 (\cos\theta_1 \cos\theta_2 - \sin\theta_1 \sin\theta_2 + j(\cos\theta_1 \sin\theta_2 + \sin\theta_1 \cos\theta_2))$

**N.B.:**  $\cos\theta_1 \cos\theta_2 - \sin\theta_1 \sin\theta_2 = \cos(\theta_1 + \theta_2)$  e  $\cos\theta_1 \sin\theta_2 + \sin\theta_1 \cos\theta_2 = \sin(\theta_1 + \theta_2)$

**Def:** Dato  $s \in \mathbb{C}$  il numero  $s^{-1}$  t.c.  $ss^{-1} = 1$ ,  $s^{-1} = \frac{\bar{s}}{|s|^2}$  reciproco (inverso) di  $s$ .

$$ss^{-1} = s \frac{\bar{s}}{|s|^2} = \frac{s\bar{s}}{|s|^2}$$

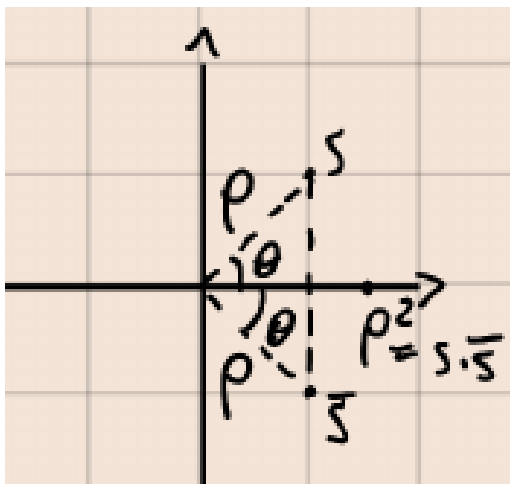
$$s\bar{s} = \rho^2(\cos(\theta - \theta) + j\sin(\theta - \theta)) = \rho^2 = |s|^2$$

**Osservazione:** l'argomento di un numero complesso si può chiamare anche fase.

$$\frac{s_1}{s_2} = s_1 s_2^{-1} = s_1 \frac{\bar{s}_2}{|s_2|^2} = \frac{\rho_1}{\rho_2} (\cos(\theta_1 - \theta_2) + j\sin(\theta_1 - \theta_2))$$

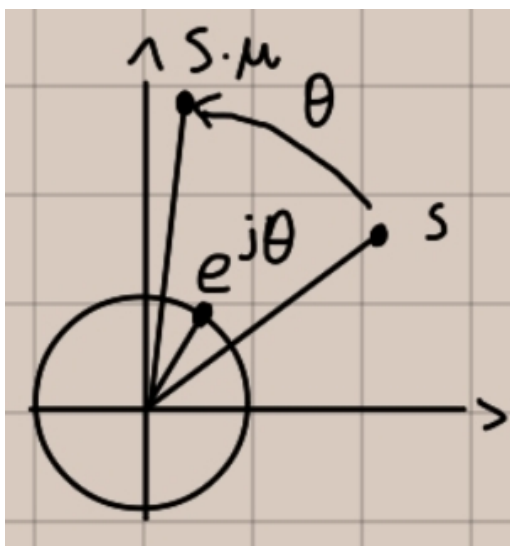
**Osservazione:**  $s\bar{s} = \rho^2(\cos(\theta - \theta) + j\sin(\theta - \theta)) = \rho^2 \Rightarrow |s|^2 = s\bar{s}$





**Def:**  $u \in \mathbb{C}$  si dice complesso unitario se  $|u| = 1$ . In forma polare  $u = \cos\theta + j\sin\theta$ . In forma esponenziale  $u = e^{j\theta}$  e  $|e^{j\theta}| = 1$

Sia  $u = \cos\alpha + j\sin\alpha$  con  $s = \rho(\cos\theta + j\sin\theta)$  avremo che  $su = \rho(\cos(\theta + \alpha) + j\sin(\theta + \alpha))$  (rotazione intorno all'origine)



$$s^n = \rho^n(\cos(n\theta) + j\sin(n\theta))$$

Esempio:

$$(e^{j\theta})^n = e^{jn\theta}$$

**Radici complesse** Ogni  $s \in \mathbb{C}$  ammette  $n$  distinte radici  $n$ -esime  $\omega_1, \dots, \omega_{n-1} \in \mathbb{C}$ . Dobbiamo trovare  $\omega \in \mathbb{C}$  t.c.  $\omega^n = s$ .

$$\forall k \in [0, n-1], \omega_k \sqrt[n]{\rho} (\cos(\frac{\theta}{n} + \frac{2\pi}{n}k) + j\sin(\frac{\theta}{n} + \frac{2\pi}{n}k))$$

Prova:

$$\begin{aligned} \omega_k^n &= (\sqrt[n]{\rho^n})(\cos(n(\frac{\theta}{n} + \frac{2\pi}{n}k)) + j\sin(n(\frac{\theta}{n} + \frac{2\pi}{n}k))) = \\ &= \rho(\cos(\theta + 2\pi k) + j\sin(\theta + 2\pi k)) = \end{aligned}$$

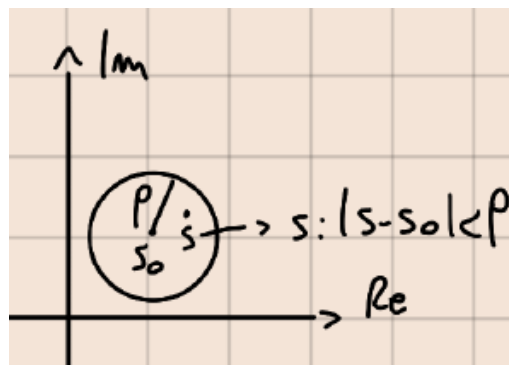
Notare che  $\cos(\theta + 2\pi k)$  è equivalente a  $\cos\theta$  e  $\sin(\theta + 2\pi k)$  equivale a  $\sin\theta$  questo  $\forall k = 0, \dots, n-1$ .

L'equazione:  $s^4 = 1 + 2j$  ha 4 radici distinte nel campo  $C$ . Esempio: le radici complesse dell'unità

$$s^n = 1 \omega_k = \cos\left(\frac{2\pi}{n}k\right) + j\sin\left(\frac{2\pi}{n}k\right) k = 0, \dots, n-1$$

**Funzioni di variabile complessa** Gli insieme su cui definiamo una funzione di variabile complessa  $f$  si scrivono  $D(f)$ ,  $D(f) \subseteq C$

**Def:** un punto  $s_0 \in D(f) \subseteq C$  è interno a  $D(f)$  se esiste un disco  $B_\rho(s_0)$  di raggio  $\rho$  con  $\rho \in R^+$  centrato in  $s_0$ , t.c.  $B_\rho(s_0) \subseteq D(f)$  dove  $B_\rho(s_0) = \{s \in C.t.c. |s - s_0| < \rho\}$



**Def:** Un insieme  $D(f) \subseteq C$  si dice aperto se tutti i suoi punti sono interni

**Def:** Una funzione  $f : D(f) \rightarrow C$  con  $D(f) \subseteq C$  aperto è una funzione complessa

Esempi di funzioni complesse con annesso dominio:

- $f(s) = s, D(f) = C$
- $f(s) = s^2, D(f) = C$
- $f(s) = Re(s) + jIm(s)^2, D(f) = C$
- $f(s) = \sum_{k=0}^n a_k s^k, D(f) = C$
- funzione polinomiale,  $f(s) = \frac{P(s)}{Q(s)}$  dove  $P(s) = \sum_{k=0}^n a_k s^k$  e funzione razionale  $Q(s) = \sum_{k=0}^n b_k s^k$ ,  $D = C - \lambda_1, \dots, \lambda_m$  dove  $\lambda_\alpha$  è radice di  $Q(s) = 0$  per  $k = 1, \dots, m$

### 1.3 Teorema fondamentale dell'algebra

Ogni polinomio  $P(s)$  a coefficienti complessi di grado  $n > 0$  ha  $n$  radici complesse e si può comporre come

$P(s) = a_n(s - \lambda_1)^{\mu_1}(s - \lambda_2)^{\mu_2} \dots (s - \lambda_r)^{\mu_r}$  dove  $\lambda_1, \dots, \lambda_r$  sono radici e  $\mu_1, \dots, \mu_r$  sono le **molteplicità** relative di ciascuna radice per cui  $\mu_1 + \dots + \mu_r = n$

**Osservazione** Un numero  $\lambda$  è una radice di molteplicità  $\mu$  per un polinomio  $P(s)$  se e solo se  $P(\lambda) = P'(\lambda) = P''(\lambda) = \dots = P^{\mu-1}(\lambda) = 0$  e  $P^\mu(\lambda) \neq 0$



# Capitolo 2

## Segnali

Sono funzioni matematiche definite su un dominio, esistono nel dominio:

- continuo  $\rightarrow R, C, \dots$ ;
- discreto  $\rightarrow Z$ .

### 2.1 Segnali elementari a tempo continuo

#### 2.1.1 Segnale sinusoidale

Consiste di una funzione:

$$v : R \rightarrow R, v(t) = A \overbrace{\cos}^{[-1,1]}(\omega t + \phi) \text{ con } A, \omega, \phi \in R$$

- $A > 0$  è l'ampiezza;
- $\omega$  la pulsazione;
- $\phi$  la fase;
- $v$  è periodico di periodo  $T = \frac{2\pi}{\omega}$ ;
- la frequenza  $f = \frac{1}{T} \rightarrow f = \frac{\omega}{2\pi}$ .

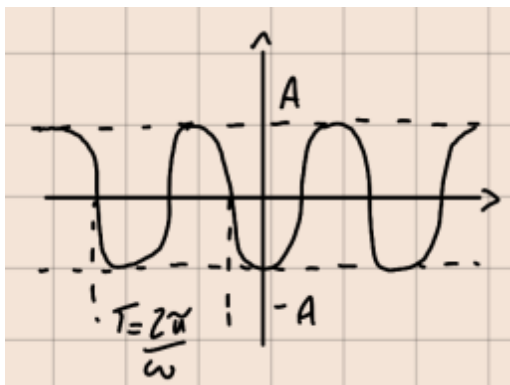


Figura 2.1: Funzione sinusoidale

## 2.1.2 Fasore

Una funzione:

$$v : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}, v(t) = Ae^{j(\omega t + \phi)} \text{ con } A, \omega, \phi \in \mathbb{R}$$

Di conseguenza sarà uguale sempre ad  $A$ .

**Osservazione:** dalla formula di Eulero, possiamo esprimere un segnale sinusoidale

$$\begin{aligned} A \cos(\omega t + \phi) &= A \frac{e^{j(\omega t + \phi)} + e^{-j(\omega t + \phi)}}{2} = \\ &= \frac{A}{2} e^{j(\omega t + \phi)} + \frac{A}{2} e^{-j(\omega t + \phi)} \end{aligned}$$



Figura 2.2: Fasore

## 2.1.3 Segnale sinusoidale modulato esponenzialmente

$$v : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R} \tag{2.1}$$

$$v(t) = Ae^{\sigma t} \cos(\omega t + \phi) \tag{2.2}$$

$$\text{con } \sigma, A, \omega, \phi \in \mathbb{R}, A > 0 \tag{2.3}$$

$$\tag{2.4}$$

**non** è periodico.

- per  $\sigma > 0$  e  $t \rightarrow \infty \Rightarrow v(t) = \infty$
- per  $\sigma < 0$  e  $t \rightarrow \infty \Rightarrow v(t) = 0$

---

<sup>1</sup> $e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta \rightarrow |e^{j\theta}| = 1$

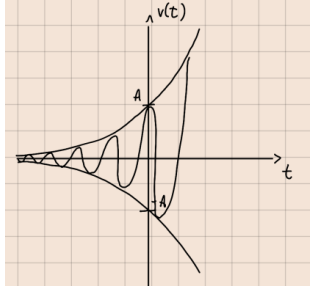


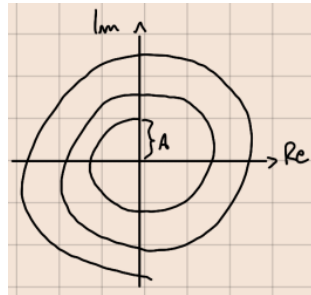
Figura 2.3: Segnale sinusoidale modulato esponenzialmente

**Osservazione:** segnali sinusoidali, modulati esponenzialmente, si possono scrivere come combinazione lineare di fasori:

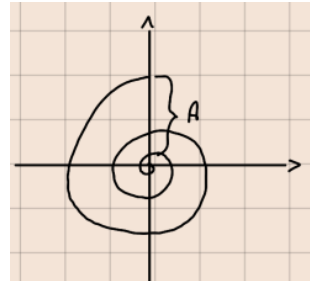
$$\begin{aligned}
 Ae^{\sigma t} \cos(\omega t + \phi) &= Ae^{\sigma t} \frac{e^{j(\omega t + \phi)} + e^{-j(\omega t + \phi)}}{2} = \\
 &= \frac{Ae^{\sigma t} e^{j(\omega t + \phi)}}{2} + \frac{Ae^{\sigma t} e^{-j(\omega t + \phi)}}{2} = \\
 &= \underbrace{\frac{A}{2} e^{j\phi} e^{t(\sigma + j\omega)} + \frac{A}{2} e^{-j\phi} e^{t(\sigma - j\omega)}}_{\text{sono complessi coniugati}}
 \end{aligned}$$

#### 2.1.4 Segnale esponenziale complesso

$$v : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{C}, v(t) = Ae^{\sigma t} e^{j(\omega t + \phi)}$$



(a) **Per**  $\sigma > 0$  e  $t \rightarrow \infty$   $|v(t)| \rightarrow \infty$



(b) **Per**  $\sigma < 0$  e  $t \rightarrow \infty$   $|v(t)| \rightarrow 0$

#### 2.1.5 Funzioni generalizzate

##### 2.1.5.1 Segnali polinomiali

$$\delta_{-n} : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R} \delta_{-n} = \begin{cases} \frac{t^{n-1}}{(n-1)!}, & t \geq 0; \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases}$$

Da un certo istante ha un valore e quello sarà l'istante 0.

**Osservazione:**

$$\delta_{-n}(t) = \int_{-\infty}^t \delta_{-(n-1)}(\Psi) d\Psi$$

Il segnale polinomiale n-esimo può essere ottenuto come integrale del segnale (n - 1)-esimo

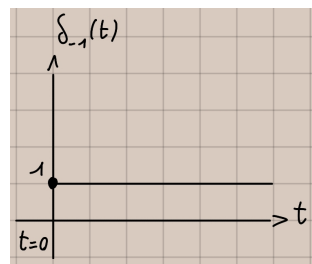
$$\delta_{-n}(t) = \frac{d\delta_{-(n+1)}^t}{dt}$$

Esempio per n = 1

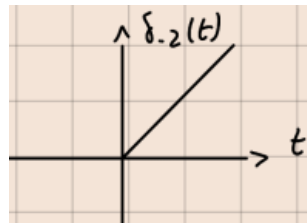
$$\delta_{-1}(t) = \begin{cases} 1, t \geq 0 \\ 0, \text{altrimenti} \end{cases}$$

Per n = 2

$$\delta_{-2}(t) = \begin{cases} t, t \geq 0 \\ 0, \text{altrimenti} \end{cases}$$



(a) *Funzione gradino*



(b) *Rampa unitaria*

**Osservazione:** l'integrale del gradino è la rampa e viceversa la derivata della rampa è il gradino.

$$\int_{-\infty}^t \delta_{-1} d\alpha = \delta_{-2}(t) \frac{d\delta_{-2}(t)}{dt} = \delta_{-1}(t)$$

#### 2.1.5.2 Finestra rettangolare unitaria

$$\Pi : R \rightarrow R \Pi(t) = \begin{cases} 1, -\frac{1}{2} \leq t \leq \frac{1}{2} \\ 0, \text{altrimenti} \end{cases}$$

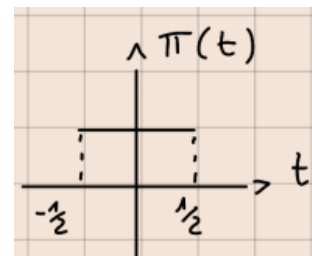


Figura 2.4: Finestra rettangolare unitaria, ampiezza = 1

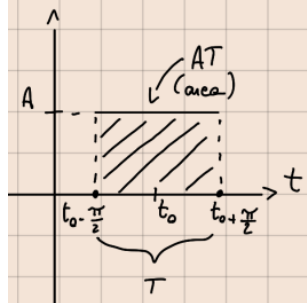
**Osservazione:** La finestra rettangolare unitaria è una combinazione lineare di due gradini:

$$\Pi(t) = \delta_{-1}(t + \frac{1}{2}) - \delta_{-1}(t - \frac{1}{2})$$



### 2.1.5.3 Finestra rettangolare ad ampiezza A con diverso supporto

**N.B.:** il supporto è il sottoinsieme del dominio per cui la funzione è  $\neq 0$



L'ampiezza A, centrata in  $t_0$ , con supporto  $(t_0 - \frac{\pi}{2}, t_0 + \frac{\pi}{2})$ .

$$\text{AII}\left(\frac{t-t_0}{T}\right) = \begin{cases} A, & t_0 - \frac{\pi}{2} \leq t \leq t_0 + \frac{\pi}{2} \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases}$$

### 2.1.5.4 Finestre (o impulso) triangolare unitaria

$$\Lambda : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}, \Lambda(t) = \begin{cases} 1 - |t|, & -1 \leq t \leq 1 \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases}$$

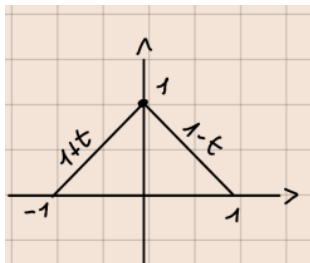
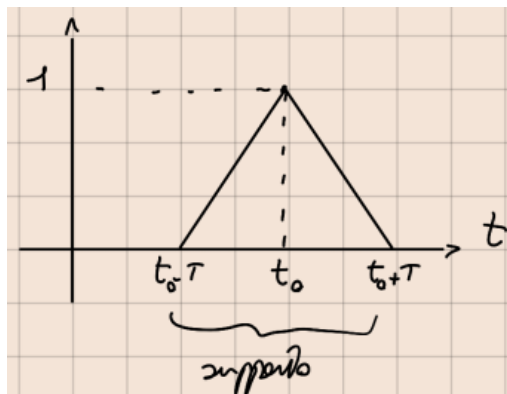


Figura 2.5: Impulso, supporto  $[-1, 1]$ , area = 1

### 2.1.5.5 Finestra triangolare ad ampiezza A con supporto 2T centrata in $t_0$



$$A\Lambda\left(\frac{t-t_0}{T}\right) = \begin{cases} A - \frac{A}{T}|t-t_0|, & t_0 - T \leq t \leq t_0 + T \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases}$$

supporto  $(t_0 - T, t_0 + T)$ , area =  $AT$

### 2.1.5.6 Impulso di Diraca o funzione $\delta(t)$

**Osservazione:** l'impulso è una funzione generalizzata che è definita come un limite di una successione di funzioni.

$$\begin{aligned} \delta(t) &= \lim_{n \rightarrow \infty} \delta_n(t) = \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{n}{2} \Pi\left(\frac{t}{\frac{2}{n}}\right) \text{ dove} \\ f_n(t) &= \frac{n}{2} \Pi\left(\frac{t}{\frac{2}{n}}\right) = \\ &= \begin{cases} \frac{n}{2}, & -\frac{1}{n} \leq t \leq \frac{1}{n} \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases} \end{aligned}$$

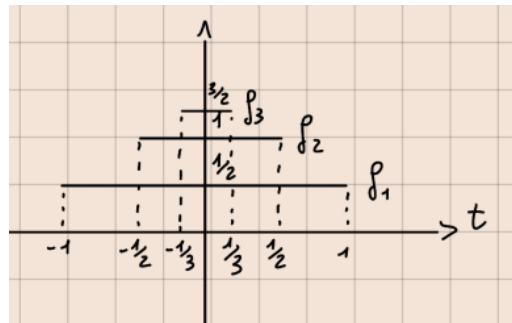


Figura 2.6: Impulsod di Dirac, prosegue fino a  $\infty$

$$\begin{aligned} \delta_t'' = '' \begin{cases} \infty, & t = 0 \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases} & \quad \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} \lim_{n \rightarrow \infty} f_n(t) dt = \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} \int_{-\infty}^{\infty} \overbrace{f_n(t) dt}^{\text{ogni finestra ha area} = 1} = \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} 1 = 1 \end{aligned}$$

### 2.1.5.7 Impulso di ampiezza $A$ e centrato in $t_0$

$$A\delta(t-t_0) = \begin{cases} \infty, & t = t_0 \\ 0, & \text{altrimenti} \end{cases} \quad \int_{-\infty}^{\infty} A\delta(t-t_0) dt = A$$

Proprietà dell'impulso:

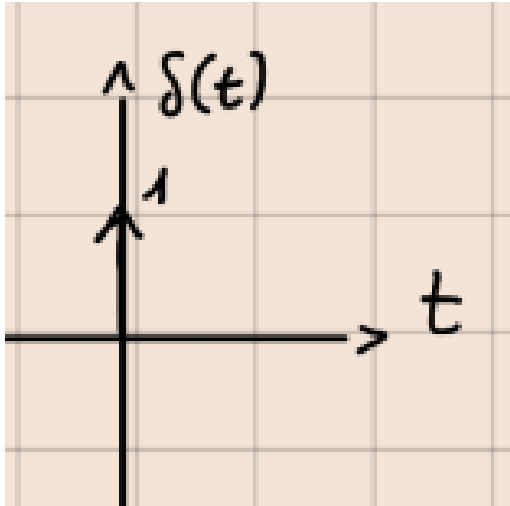


Figura 2.7: Rappresentazione grafica

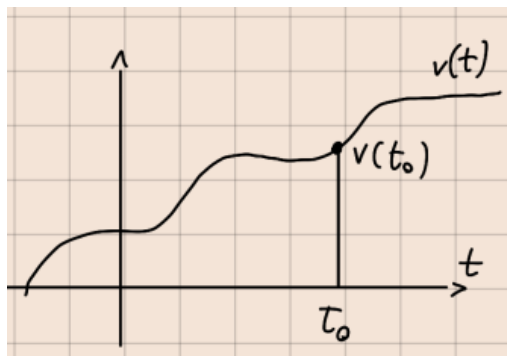
- L'impulso ideale centrato in origine è pari a:

$$\delta(-t) = \delta(t), t \in \mathbb{R}$$

- Area unitaria

$$\begin{cases} \int_a^b \delta(t) dt = 1, & \text{se } 1 \in (a, b) \\ \int_a^b \delta(t) dt = 0, & \text{se } 1 \notin (a, b) \end{cases}$$

- Proprietà di campionamento



$$v(t_0) = \int_{-\infty}^{\infty} v(\Psi) \delta(\Psi - t_0) d\Psi$$

Inoltre se  $v$  è continua sul dominio

$$V(t) = \int_{-\infty}^{\infty} v(\Psi) \delta(\Psi - t) d\Psi \text{ moltiplico per } \delta(t - t_0)$$

**Dimostrazione:**

$$\begin{aligned}
v(t_0) &= v(t) + v(t_0) - v(t) \\
v(t_0)\delta(t - t_0) &= v(t)\delta(t - t_0) + [v(t_0) - v(t)]\delta(t - t_0) \\
&\int_{-\infty}^{\infty} v(t_0)\delta(\Psi - t_0)d\Psi = \\
&\int_{-\infty}^{\infty} v(\Psi)\delta(\Psi - t_0)d\Psi + \\
&+ \underbrace{\int_{-\infty}^{\infty} \overbrace{\delta(\Psi - t_0)}^{0 \text{ per } \Psi \neq t_0} \overbrace{[v(t_0) - v(\Psi)]}^{0 \text{ per } \Psi = t_0} d\Psi}_0 \\
&\Rightarrow v(t_0) \underbrace{\int_{-\infty}^{\infty} \delta(\Psi - t_0)d\Psi}_{1 \text{ perché l'impulso è unitario}} = \\
&= \int_{-\infty}^{\infty} v(\Psi)\delta(\Psi - t_0)d\Psi \\
v(t_0) &= \int_{-\infty}^{\infty} v(\Psi)\delta(\Psi - t_0)d\Psi
\end{aligned}$$

**Osservazione:** si può scrivere anche come

$$v(t)\delta(t - t_0) = v(t_0)\delta(t - t_0)$$