# TRASFORMATA Z

- INTRODUZIONE
- DEFINIZIONE
- COLLEGAMENTO CON LA TRASFORMATA DI FOURIER
- PRIMO ESEMPIO
- VANTAGGI
- ROC DI SEQUENZE FONDAMENTALI
- TRASFORMATA INVERSA Z (ANTITRASFORMATA)
- TEOREMI
- ESERCIZI
- \$X(Z)\$ RAZIONALE AVENTE POLI CON \$\mu>1\$

# **INTRODUZIONE**

Si vuole eseguire un filtraggio di un segnale.

Nel mondo tempo continuo, abbiamo visto che esistono *filtri analogici* che permettono di produrre in uscita appunto un filtraggio del segnale di partenza (uscite diverse a seconda del filtro utilizzato).

• Nel mondo tempo discreto, ci chiediamo se esiste un *filtro alternativo* (ancora in generale analogico) che avviene su una sequenza ottenuta dal campionamento ma che produce **la stessa uscita** (che sarà da ricostruire: passaggio sequenza — segnale analogico)

In generale quindi lo schema di riferimento è il seguente (dove il filtro H è l'equivalente di un sistema LTI tempo discreto che poi approfondiremo):

- Abbiamo prodotto y(t) che equivale allo stesso segnale che potevamo filtrare senza passare dalla sequenza, ma come vedremo la procedura appena vista porterà dei vantaggi
- Rimane da capire come costruire *H* e come si comporta

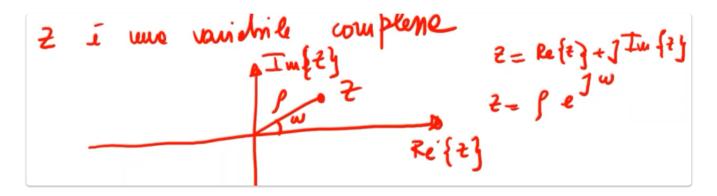
## **DEFINIZIONE**

Sia x[n] una sequenza.

Si definisce:

$$oxed{X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot Z^{-n}} \qquad , Z \in \mathbb{C}$$

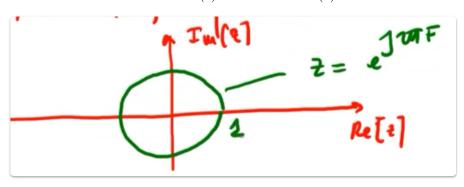
- Z sarà indicata come un punto nel piano complesso
- X(Z) è una funzione complessa di variabile complessa Z



# **COLLEGAMENTO CON LA TRASFORMATA DI FOURIER**

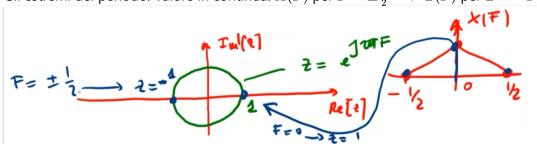
La trasformata Z e quella di Fourier sono collegate tra loro. Infatti posso passare dalla Z a quella di Fourier scegliendo  $z=e^{j2\pi F}$ , ovvero i punti sulla circonferenza di raggio unitario nel piano complesso. In altre parole:

$$\underbrace{\sum_{=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot z^{-n}}_{X(Z)} = \underbrace{\sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \cdot e^{-j2\pi F n}}_{X(F)} \qquad \text{, quando } Z = e^{j2\pi F}$$



Dato che tutti i valori della trasformata di Fourier sono i valori della trasformata Z calcolati sul cerchio unitario, posso associare e individuare tutti i punti di uno spettro X(F) sulla circonferenza unitaria. In particolare, mostriamo alcuni valori *notevoli*:

- Valore in continua: X(F) per  $F=0 \longrightarrow Z(F)$  per Z=1
- Gli estremi del periodo: Valore in continua: X(F) per  $F=\pm \frac{1}{2} \longrightarrow Z(F)$  per Z=-1



# **PRIMO ESEMPIO**

Sia  $x[n] = 2^n \cdot u[n]$ 

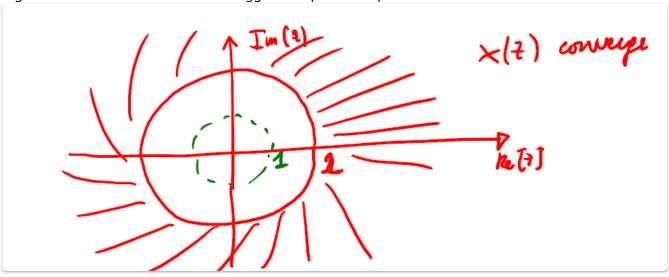
**?** Quanto vale X(Z)?

$$X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2^n \cdot u^n \cdot Z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} 2^n \cdot Z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (2z^{-1})^n \underbrace{=}_{q=2z-1} \sum_{n=0}^{\infty} q^n = rac{1}{1-q}, \quad se \; |q| < 1$$

Quindi:

$$X(Z) = rac{1}{1-2z^{-1}} = rac{z}{z-2}, \quad se \; |2z^{-1}| > 1 
ightarrow |z| > 2$$

Ciò significa che la trasformata **converge** per tutti i valori che in modulo sono maggiori di 2, ovvero nella regione esterna alla circonferenza di raggio 2 sul piano complesso:



#### Osservazioni:

• Se applichiamo la definizione di trasformata di Fourier, ci si accorge che x[n] non converge (in nessun modo, nemmeno utilizzando funzioni impulsive come la  $\delta$  di Dirac):

$$x[n] = 2^n \cdot u[n] \longleftrightarrow X(F)$$
 non è convergente

Questo si può notare anche graficamente perché la zona di convergenza della trasformata Z non appartiene alla circonferenza di raggio unitario caratteristica per la correlazione tra trasformata di Fourier e trasformata Z (non abbiamo cioè convergenza sul cerchio unitario)

• La trasformata Z invece converge per valori di |Z|>2

## **VANTAGGI**

Quello che abbiamo appena visto è il **primo vantaggio di utilizzo della trasformata Z**: converge (in regioni particolari da calcolare) in cui non esiste la trasformata di Fourier

- Viene per questo definita come generalizzazione della trasformata di Fourier
- (è l'analogo della trasformata di Laplace ma in tempo discreto)

Un altro vantaggio è relativo alla forma di X(Z), infatti essa è una funzione razionale:

$$X(Z) = \frac{z}{z - 2}$$

Nota: TUTTE le sequenze che vedremo hanno trasformate Z razionali

- (ciò porta dei vantaggi anche ad esempio sul calcolo dell'inversa)

La trasformata Z risulta quindi adatta per la rappresentazione e lo studio dei segnali tempo discreto

## **ROC DI SEQUENZE FONDAMENTALI**

Ci chiediamo cosa possiamo dire circa la convergenza della Trasformata Z a priori, con la sola osservazione cioè della sequenza di partenza. Vediamo alcuni esempi.

## 1) SEQUENZA FINITA

• Sequenza con numero finito di campioni (ad esempio da  $n_1$  a  $n_2$  e vale 0 altrove)



#### **REGIONE CONVERGENZA**

Ovvero dobbiamo capire dove converge:

$$X(Z)=\sum_{n_1}^{n_2}x[n]\cdot z^{-n}$$

- Dato che sto sommando un numero finito di campioni, essa converge ovunque
  - Nota 1: Per  $n_1 < 0$  bisogna escludere  $Z = \infty$  (un punto) dalla regione di convergenza
  - Nota 2: Per  $n_2 > 0$  bisogna escludere Z = 0 (un punto) dalla regione di convergenza

#### 2) SEQUENZA MONOLATERA DESTRA

- Sequenza che ha un numero di valori infinito tutti con indici maggiori di un certo  $n_1$ . Vale 0 altrove (cioè prima di  $n_1$ )
  - $n_1 \in \mathbb{Z}$ , quindi può essere positivo o negativo

Due esempi sono i seguenti:



#### **REGIONE CONVERGENZA**

Ha come ROC l'esterno di un cerchio

#### DIM:

Supponiamo che X(Z) converge per  $z=z_1$ 

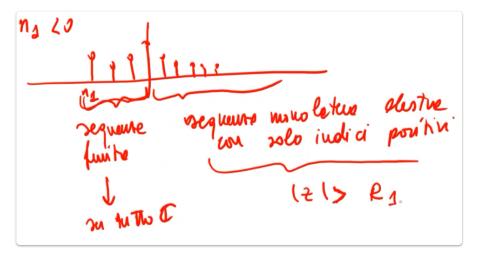
• Ovvero converge se:

$$|X(Z)| = |\sum_{n_1}^{n_2} x[n] \cdot z^{-n}| \leq \underbrace{\sum_{n_1}^{n_2} |x[n]| \cdot |z^{-n}|}_{ ext{converge se: $< \infty$}}$$

## Vediamo perché:

Caso  $n_1 > 0$  (campioni della sequenza con indici positivi):

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty}|x[n]|\cdot|z|^{-n}\leq\sum_{n=-\infty}^{\infty}|x[n]|\cdot\underbrace{|z_1|^{-n}}_{<\infty\Longrightarrow\text{ converge anche in z=0}}$$



(rivedi dim 12 maggio 55min. circa)

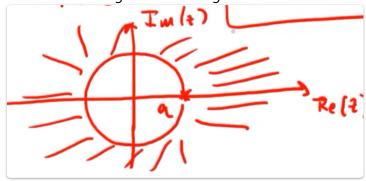
#### **ESEMPIO GENERALIZZATO (MONOLATERA DESTRA)**

Sia  $x[n] = a^n \cdot u[n]$ 

Calcoliamo la relativa trasformata Z:

$$X(Z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} a^n \cdot u[n] \cdot z^{-n} = \sum_{n = 0}^{\infty} a^n z^{-n} = \sum_{n = 0}^{\infty} (a \ z^{-1})^n = \frac{1}{1 - a \ z^{-1}} = \frac{z}{z - a}, \quad se \ |a \ z^{-1}| < 1 \Rightarrow |z| > |a|$$

• Ovvero ha una regione di convergenza che è l'esterno di un cerchio.



• **Inoltre** i punti di "confine" (ovvero quelli sulla circonferenza, che non fanno convergere il tutto), sono i punti tali che:

$$z = a$$

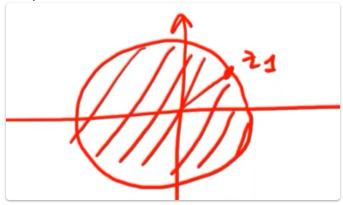
, ovvero i poli della funzione X(Z) delimitano la regione di convergenza

## 3) SEQUENZA MONOLATERA SINISTRA

• Sequenza che ha un certo numero finito di campioni diversi da 0 fino a un certo indice  $n_2 \in \mathbb{Z}$ . Dopodiché ha tutti i valori che valgono 0. (in totale:  $\infty$  campioni)

Si dimostra volendo che se X(Z) converge per  $z=z_1$ , allora  $\Rightarrow X(Z)$  converge anche  $\forall Z$  t.c.  $|Z|<|Z_1|$ 

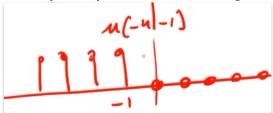
Ha quindi come ROC l'interno di un cerchio:



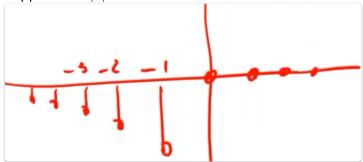
#### **ESEMPIO**

Sia  $x[n] = -a^n \cdot u[-n-1]$ 

• Dove u[-n-1] è il ribaltamento del gradino con anticipo di 1:



• Supponendo |a| > 1 si ottiene:



## Calcoliamo ora la trasformata Z

$$X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} -a^n u [-n-1] \cdot z^{-n}$$

Da cui:

$$= -\sum_{n=-\infty}^{-1} a^n z^{-n} = -\sum_{n=-\infty}^{-1} (az^{-1})^n$$

Cambiando la variabile:

$$=-\sum_{m=1}^{\infty}(az^{-1})^{-m}=-\sum_{m=1}^{\infty}(a^{-1}z)^m$$

Riconosco una serie geometrica, basta sistemare l'indice di partenza della sommatoria: lo facciamo quindi partire da 0 (cioè aggiungiamo un membro della sommatoria) e poi lo togliamo:

$$= -\sum_{m=0}^{\infty} (a^{-1}z)^m + 1$$

Da cui, riconoscendo la serie geometrica adesso:

$$X(F) = [\ldots] = -rac{1}{1-a^{-1}z} + 1, \qquad per \ |a^{-1}z| < 1 \Rightarrow \boxed{|z| < |a|}$$

Riscrivendo:

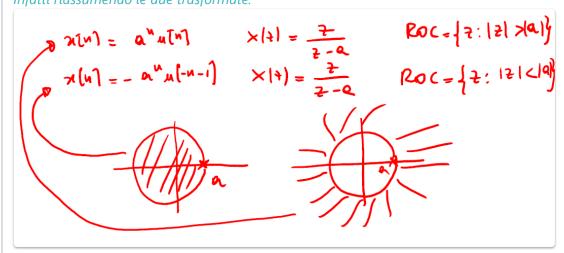
$$X(F) = -\frac{a}{a-z} + 1$$
 converge per  $|z| < a$ 

Da cui:

$$X(F) = -\frac{z}{z - a}$$

Ovvero, la stessa trasformata Z di  $a^nu[n]$ 

Questo capita **perché hanno diversa regione di convergenza ROC** Infatti riassumendo le due trasformate:



Dove le frecce che collegano il grafico alle sequenze indicano le relative antitrasformate: ad esempio, se abbiamo una ROC interna al cerchio, allora la sua antitrasformata è  $x[n] = a^n u[n]$ . Si replica lo stesso ragionamento (duale) anche per l'altro caso

# 4) SEQUENZA BILATERA

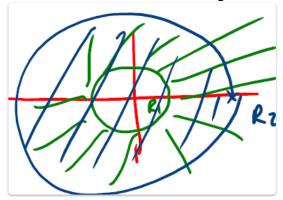
• Sequenza che ha infiniti campioni per indici positivi e infiniti campioni per indici negativi (la sequenza non si annulla mai): è la somma della monolatera sinistra con quella destra.



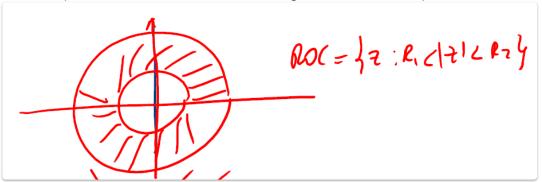
La relativa trasformata è la seguente (dividendo parte sinistra con parte destra):

$$X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{-1} x[n]z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

Graficamente la situazione è la seguente:



Facendo quindi l'intersezione si ottiene una regione anulare (con l'ipotesi  $r_1 < r_2$ ):







#### **ESEMPIO**

Sia  $x[n] = 
ho^{|n|}$ 

Ha trasformata:

$$X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} 
ho^{|n|} z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{-1} 
ho^{-n} z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} 
ho^n z^{-n}$$

Sostituendo  $n \operatorname{con} -n \operatorname{si} \operatorname{ha}$ :

$$X(Z) = \sum_{n=1}^\infty 
ho^n z^n + \sum_{n=0}^\infty 
ho^n z^{-n}$$

Aggiustando il primo addendo per ottenere una serie geometrica:

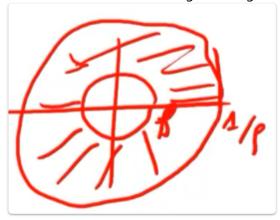
$$X(Z)=\sum_{n=0}^{\infty}
ho^nz^n-1+\sum_{n=0}^{\infty}
ho^nz^{-n}$$

Da cui:

$$X(Z) = rac{1}{\underbrace{1-
ho z}_{per \mid 
ho z \mid < 1}} + rac{1}{\underbrace{1-
ho z^{-1}}_{per \mid 
ho \mid z^{-1} \mid < 1}}$$

Dobbiamo adesso trovare un intervallo in cui valgono contemporaneamente entrambe le condizioni La prima:  $|z|<\frac{1}{\rho}$  La seconda:  $|\rho|<|z|$ 

Graficamente si ottiene la seguente regione anulare se |
ho| < 1:



**Quindi:**  $|\rho| < |z| < \frac{1}{\rho}$ 

(Per |
ho|>1 la trasformata non converge in nessun punto [no intersezione])

# 5) SEQUENZA IMPULSO DISCRETO UNITARIO

Sia  $x[n] = \delta[n]$ Allora:

$$X(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta[n] \; z^{-n} = \delta[0] \; z^{-0} = 1 \cdot 1 = 1$$

• E' una sequenza finita quindi la ROC coincide con tutto il piano complesso:

$$ROC = \mathbb{C}$$

## 6) SEQUENZA GRADINO

Sia x[n] = u[n]

Allora, ricordando che è un caso particolare di monolatera destra  $(a^n \cdot u^n)$ , per a = 1. Pertanto:

$$X(Z) = rac{z}{z-1} = \underbrace{rac{1}{1-z^{-1}}}_{ ext{forma alternative}}$$

La ROC essendo una monolatera destra è l'esterno di un cerchio di raggio 1 (perchè ha un polo in z=1) , quindi:

$$ROC = \{z : |z| > 1\}$$

# TRASFORMATA INVERSA Z (ANTITRASFORMATA)

La definizione formale è la seguente:

$$X(Z) \longleftrightarrow x[n] = rac{1}{2\pi i} \oint_C X(Z) \ z^{n-1} \, dz$$

Nota: non useremo questa antitrasformata

## Per noi sarà sufficiente capire che:

Sia X(Z) è razionale, chi è x[n] che ha generato la precedente funzione razionale?

- Equivale per noi a trovare la trasformata Z inversa
- Però è più semplice perché ci limitiamo appunto alle funzioni razionali
  - Saranno sufficienti i concetti che abbiamo già visto per dimostrare il tutto

In particolare, sarà necessario data X(Z) razionale, eseguire una combinazione lineare dei termini della forma  $\frac{z}{z-a}$  utilizzando la scomposizione in fratti semplici

• Questo perché se abbiamo  $X(Z)=\dfrac{z}{z-a}$  conosciamo subito la sequenza x[n] a seconda della ROC di riferimento

$$| x(z)| = \frac{z}{z-\alpha}$$

$$| Roc = \left\{ z : |z| \times |\alpha|^{2} \longrightarrow \pi \overline{[u]} = \alpha^{u} \pi \overline{[u]} \right\}$$

$$| Roc = \left\{ z : |z| \times |\alpha|^{2} \longrightarrow \pi \overline{[u]} = -\alpha^{u} \overline{[u]} \right\}$$

Ora, per comodità conviene scomporre  $\frac{X(Z)}{Z}$  invece che X(Z), ovvero avremo il seguente scenario:

$$rac{X(Z)}{Z} = rac{N(Z)}{\sum\limits_{a_1,a_2,\ldots,a_n}}$$

Dove  $a_1, a_2, \ldots, a_n$  sono i *poli* del denominatore  $z \cdot D(Z)$ 

Eseguire la scomposizione in fratti semplici (per poli semplici, ovvero con molteplicità 1) significa trovare  $A_1, A_2, \ldots, A_n$  t.c. la seguente uguaglianza sia verificata:

$$rac{X(Z)}{Z} = \left[ A_1 rac{1}{z - a_1} + A_2 rac{1}{z - a_2} + \dots + A_n rac{1}{z - a_n} 
ight]$$

Portando Z a destra si ha:

$$X(Z) = \left[ \overline{A_1 rac{z}{z-a_1} + A_2 rac{z}{z-a_2} + \cdots + A_n rac{z}{z-a_n}} 
ight]$$

I coefficienti  $A_1, A_2, \ldots, A_n$  si determinano nel seguente modo (se il polo è semplice):

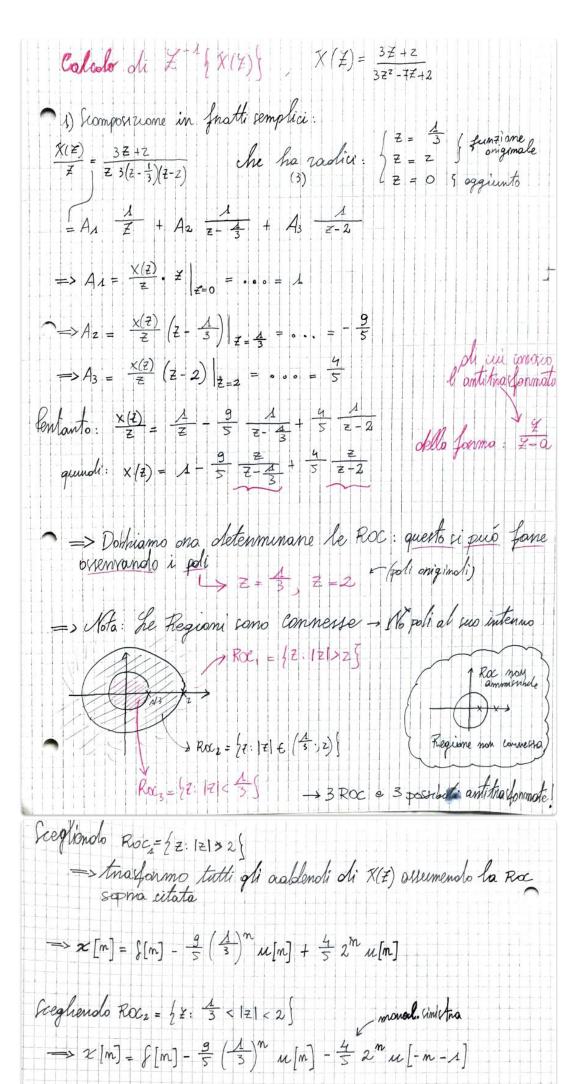
$$A_i = \left[rac{X(Z)}{z}\cdot(z-a_i)
ight]ert_{z=a_i}$$

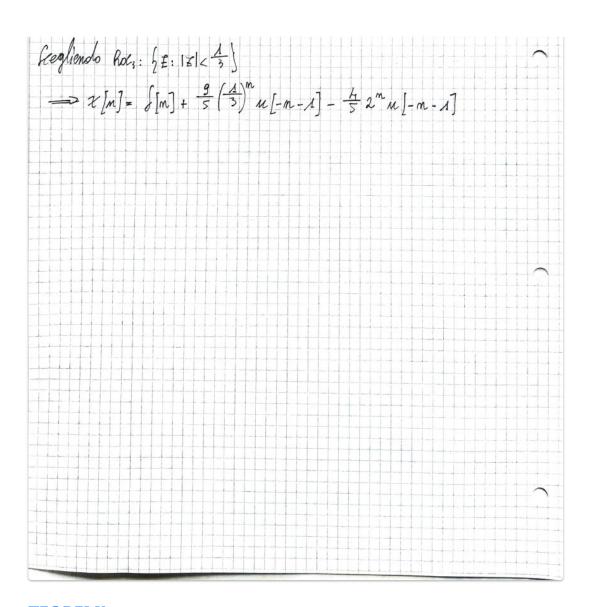
L'ultimo ingrediente necessario per eseguire l'antitrasformata è la ROC

Una volta che conosciamo tutto ciò, si può fare la trasformata inversa: in particolare, ogni addendo della scomposizione in fratti semplici darà un contributo del tipo:

$$a_i^n \cdot u[n] \quad oppure \quad -a_i^n \cdot u[-n-1]$$

a seconda della regione di convergenza ROC





## **TEOREMI**

# 1) LINEARITA'

(Dalla definizione)

## 2) RITARDO

Sia  $x[n] \longleftrightarrow X(Z)$  Allora,

$$oxed{x[n-n_0]\longleftrightarrow z^{-n_0}\ X(Z)}$$

#### **Dimostrazione:**

$$Z\{x[n-n_0]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n-n_0] \ z^{-n} \underbrace{=}_{m=n-n_0} \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \ z^{-m-n_0} = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \ z^{-m} \cdot z^{-n_0} = z^{-n_0} \underbrace{\sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \cdot z^{-m}}_{X(Z)}$$

Si può mostrare inoltre che la *ROC* non varia:

$$ROC_{x[n-n_0]} = ROC_{x[n]}$$

#### 3) PRODOTTO PER ESPONENZIALE

Sia  $x[n] \longleftrightarrow X(Z)$ , con  $ROC = \{z: r_1 < |z| < r_2\}$  (forma generale,  $r_1$  e  $r_2$  arbitrari)

Allora ci chiediamo quanto vale la trasformata della stessa sequenza moltiplicata per un esponenziale:

$$y[n] = a^n x[n]$$

Si dimostra che:

$$oxed{a^nx[n]=y[n]\longleftrightarrow Y(Z)=X(a^{-1}z)}$$

#### **Dimostrazione**

$$Y(Z)=\sum_{n=-\infty}^{\infty}a^nx[n]z^{-n}=\underbrace{\sum_{n=-\infty}^{\infty}x[n](a^{-1}z)^{-n}}_{X(a^{-1}z)}$$

Inoltre abbiamo convergenza se:

$$r_1 < |a^{-1}| < r_2$$

Da cui quindi si giunge alla formula relativa a come varia la regione di convergenza a seguito di una moltiplicazione per un esponenziale:

$$ROC_y = \{|a|r_1 < |z| < |a|r_2\}$$

## 4) CONIUGAZIONE

Sia  $y[n] = x^*[n]$ Allora,

$$oxed{x^*[n]=y[n]\longleftrightarrow Y(Z)=\Big(X(z^*)\Big)^*}$$

#### **Dimostrazione:**

$$Y(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x^{*[n]} z^{-n} = \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n](z^*)^{-n}
ight)^* = \left(X(z^*)
ight)^*$$

Si può dimostrare anche che la ROC rimane la stessa, ovvero:

$$ROC_Y = ROC_X$$

## 5) INVERSIONE TEMPORALE

Sia y[n] = x[-n]Allora,

$$oxed{x[-n]=y[n]\longleftrightarrow Y(Z)=X(Z^{-1})}$$

## **Dimostrazione:**

$$Y(Z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[-n] \ z^{-n} = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \ z^m = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] \ (z^{-1})^{-m} = X(Z)|_{z=z^{-1}} = X(Z^{-1})$$

Inoltre abbiamo convergenza nella seguente regione:

$$ROC_Y = \{r_1 < |z^{-1}| < r_2\} \Rightarrow \boxed{\{rac{1}{r_1} < z < rac{1}{r_2}\}}$$

#### 6) DERIVAZIONE IN Z

Sia 
$$x[n] \longleftrightarrow X(Z)$$
  
Allora.

$$oxed{n\cdot x[n]=y[n]\longleftrightarrow Y(Z)=\ -z\ rac{dX(Z)}{dz}}$$

#### **Dimostrazione:**

Effettuiamo la derivata ambo i membri della definizione:

$$rac{d}{dt}igg(X(Z)igg) = igg(\sum_{n=-\infty}^\infty x[n]\ z^{-n}igg)rac{d}{dt}$$

Da cui:

$$rac{d\,X(Z)}{dz} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]\, rac{d}{dt} (z^{-n})$$

$$\frac{d X(Z)}{dz} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} -n x[n] \underbrace{z^{-n-1}}_{z^{-n},z^{-1}}$$

Porto fuori il meno e  $z^{-1}$ :

$$\frac{d X(Z)}{dz} = -z^{-1} \underbrace{\sum_{n=-\infty}^{\infty} n x[n] z^{-n}}_{Y(Z)}$$

Da cui appunto isolando Y(Z) si ottiene il valore ricercato.

#### **ESERCIZIO**

Trova la trasformata Z di  $y[n] = n \ x[n]$ , con  $x[n] = a^n \ u[n]$ , ovvero:

$$y[n] = n a^n u[n]$$

Sappiamo che

$$a^n \ u[n] = x[n] \longleftrightarrow X(Z) = rac{z}{z-a}$$

Allora

$$Y(Z) = -z rac{dX(Z)}{dz} = -z rac{d}{dz} rac{z}{z-a} = -z rac{z-a-z}{(z-a)^2} = a \cdot rac{z}{(z-a)^2}$$

Nota: Abbiamo individuato un elemento della trasformata che ha un polo di molteplicità 2

Infatti, se avessimo reiteriamo lo stesso ragionamento con una sequenza che ha  $n^2$  come termine a moltiplicare l'esponenziale  $a^n$  e quindi il gradino u[n] si ottiene una trasformata che ha al denominatore

un termine (polo) con molteplicità 3:

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla[n]$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

$$y[n] = \int_{0}^{2} a^{n} \mu[n] = \int_{0}^{2} \nabla(t) = \int_{0}^{2} \frac{a^{2}}{(2-a)^{2}}$$

- L'unico problema come si nota è il numeratore, che si complica man mano che cambiano le sequenze
  - Dovremmo cercare quindi un modo di ottenere qualcosa del tipo

$$\frac{z}{(z-a)^m}$$

, che sono proprio i termini "notevoli" coinvolti nella scomposizione in fratti semplici e che sappiamo trattare con più facilità (questo sarà approfondito più avanti).

# 7) CONVOLUZIONE

Sia w[n] = x[n] \* y[n]Allora,

$$x[n]*y[n]=w[n]\longleftrightarrow W(Z)=x[n]\cdot y[n]$$

#### **Dimostrazione:**

• Inoltre, per quanto riguarda le regioni di convergenza:

$$ROC_W = ROC_X \cap ROC_Y$$

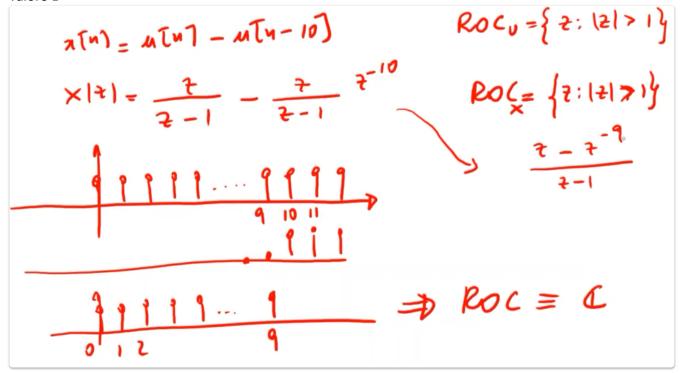
#### **ESERCIZI**

## 1) SEQUENZA CON REGIONE FINITA

Notiamo come in questo esercizio si vada a sottrarre un gradino ritardato a un gradino "standard" u[n]. Ciò provoca una sequenza di 10 campioni consecutivi (da 0 a 9) e pertanto essendo in numero finito, la ROC è l'intero piano complesso

Ce ne potevamo accorgere anche mettendo tutto a fattore comune e notando che:

- esiste un polo in 1 (denominatore), ma al *contempo* esiste anche uno *zero* (numeratore) per lo stesso valore 1



Il calcolo della trasformata è standard, basta ricordare i teoremi fatti

# 2) APPLICAZIONE DEL TEOREMA DEL RITARDO

Per utilizzare il teorema del ritardo, devo riadattare la sequenza.

- Infatti il termine n-1 non basta che compaia nell'argomento del gradino, ma deve esserci anche nel resto della sequenza, in questo caso deve comparire anche all'esponente di  $\frac{1}{4}$ 

(nota:  $z^{-1}$  a moltiplicare alla fine è dovuto all'effetto del ritardo nel dominio Z)

$$\pi(n) = \left(\frac{1}{4}\right)^{n} \pi(n-1)$$

$$= \left(\frac{1}{4}\right)^{n-1} \pi(n-1)$$

$$\times |+\rangle = \frac{1}{4} \frac{2}{2-\frac{1}{4}} \cdot \frac{2}{4}$$

$$= \frac{1}{4} \frac{2}{2-\frac{1}{4}} \cdot \frac{2}{4}$$

## 3) SEQUENZA (con) COSENO

Sia  $x[n] = r^n \cos(2\pi F_0 n) \cdot u[n]$ Notiamo già come: •  $r^n$  modifica l'ampiezza del coseno a seconda del valore di r, in particolare:



La sequenza è monolatera destra perché moltiplicata per u[n]. Pertanto, la ROC sarà necessariamente l'esterno di un cerchio (di un certo raggio da trovare)

Sfruttando le formule di Eulero:

$$x[n] = r^n \; rac{e^{j2\pi F_0 n} + e^{-j2\pi F_0 n}}{2} \; u[n]$$

Da cui:

$$x[n] = rac{1}{2} \underbrace{(r\,e^{j2\pi F_0 n})^n}_{a^n} \, u[n] + rac{1}{2} \underbrace{(r\,e^{-j2\pi F_0 n})^n}_{b^n} \, u[n]$$

Dato che:

$$u[n] \longleftrightarrow U(Z) = rac{z}{z-1} \quad , \quad ROC = \{z: |z| > 1\}$$

Allora si ottiene, applicando il teorema della moltiplicazione per un esponenziale:

$$rac{1}{2}U(r^{-1}e^{-j2\pi F_0}z)+rac{1}{2}U(r^{-1}e^{j2\pi F_0}z)$$

Eseguendo i passaggi di calcolo rimanenti (ad esempio sostituire quanto detto della trasformata del gradino e poi mettendo tutto insieme) si ottiene:

$$X(Z) = \cdots = rac{z^2 - zr\cos(2\pi F_0)}{z^2 - 2r\cos(2\pi F_0z + r^2)}$$

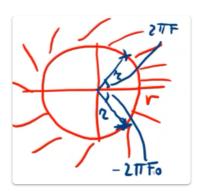
Che, dal teorema dell'esponenziale ha ROC:

(teo esponenziale):

 $ROC = \{z : |z| > |r|\}$ , ovvero l'esterno di un cerchio di raggio r (ovvero la base dell'esponenziale)

- Nota: X(F) ha due poli complessi coniugati di modulo r:

$$z_{1,2} = r \ e^{\pm j 2 \pi F_0}$$



# 4) SEQUENZA (con) SENO

Sia:  $x[n] = r^n \sin(2\pi F_0 n) \cdot u[n]$ 

Applicando Eulero e mettendo insieme (caso simile al precedente), si ottiene:

$$X(Z)=\cdots=rac{z\,r\sin(2\pi F_0)}{z^2-2r\cos(2\pi F_0z+r^2)}$$

• che ha ancora due poli complessi coniugati (stesso denominatore del precedente)

# X(Z) RAZIONALE AVENTE POLI CON $\mu>1$

Sia X(Z) con molteplicità P (nota:  $D_1(Z)$  ha molteplicità 1):

$$X(Z) = rac{N(z)}{D(z)} = rac{N(D)}{\underbrace{D_1(Z)}_{(z-a_1)\dots(z-a_r)}} (z-a_0)^P$$

Nota:

In generale come già detto in precedenza conviene scomporre invece di solo X(Z):

$$\frac{X(Z)}{Z} = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{N(D)}{z \cdot D_1(Z) \cdot (z - a_0)^P}.$$

(comparirà quindi un polo in z=0 salvo semplificazioni)

Ci chiediamo quale sia il contributo per i fratti semplici del termine di molteplicità P del polo in  $a_0$ 

• Sappiamo già il contributo del polo semplice:  $\frac{A_1}{z-a_1} + \frac{A_2}{z-a_2} + \cdots + \frac{A_n}{z-a_n} + \underbrace{\frac{A}{z}}_{\text{polo in } 0}$ 

Si può dimostrare che il contributo dei termini con molteplicità multipla danno il seguente contributo:

$$A_{01}rac{1}{(z-a_0)^1}+A_{02}rac{1}{(z-a_0)^2}+A_{0P}rac{1}{(z-a_0)^P}$$

Mettendo tutto insieme si ottiene:

$$rac{A_1}{z-a_1} + rac{A_2}{z-a_2} + \cdots + rac{A_n}{z-a_n} + \underbrace{rac{A}{z}}_{ ext{polo in } 0} + A_{01} rac{1}{(z-a_0)^1} + A_{02} rac{1}{(z-a_0)^2} + A_{0P} rac{1}{(z-a_0)^P}$$

Dove i coefficienti si trovano con la seguente formula:

$$A_{0j} = rac{1}{(p-j)!} rac{d^{P-j}}{z^{P-j}} igg(rac{X(Z)}{z} \cdot (z-a_0)^Pigg)|_{z=a_0} \quad , \quad ext{per } j=1,2,\ldots,P$$

- (arriveremo negli esercizi fino a poli con molteplicità 2)
- La cosa più pesante è il calcolo della derivata

Isolando X(Z) (moltiplicando per z) si ottiene:

$$X(Z) = A_1 \frac{z}{z - a_1} + A_2 \frac{z}{z - a_2} + \dots + A_n \frac{z}{z - a_n} + \underbrace{A_{01} \frac{z}{(z - a_0)^1}}_{\text{polo in } 0} + A_{01} \frac{z}{(z - a_0)^2} + A_{02} \frac{z}{(z - a_0)^2} + A_{0P} \frac{z}{(z - a_0)^P}$$

Da ciò si deduce che sarebbe possibile antitrasformare una qualsiasi funzione razionale se conoscessimo come antitrasformare qualcosa del tipo

$$rac{z}{(z-a)^k} \quad , \quad k ext{ intero } \geq 2$$

(maggiore uguale a 2 perché se k=1 sappiamo già com'è fatta)

# **(i)** Cosa sappiamo per ora

Abbiamo dimostrato tempo fa che:

$$n \ a^n \ u[n] \longleftrightarrow rac{a \ z}{(z-a)^2}$$

Se dividiamo entrambi i membri per a, si ottiene:

$$oxed{n \ a^{n-1} \ u[n] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^2}}$$

# **Si può dimostrare che:**

$$oxed{n\choose m} a^{n-m} \ u[n] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^{m+1}}$$

Vale per

$$ROC = \{z : |z| > |a|\}$$

, ovvero l'esterno del cerchio di raggio |a|.

#### **Dimostrazione:**

$$x[n] = \ a^n \ u[n] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)}$$

Quindi:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} a^n \, z^{-n} = rac{z}{z-a} \quad , \quad {
m identit\`a \ nel \ parametro} \ a$$

Proviamo quindi a derivare *rispetto ad a* ambo i membri:

$$\sum_{n=0}^{\infty} n \ a^{n-1} \ z^{-n} = \frac{+z}{(z-a)^2}$$

Quindi, come già sapevamo (ma ci siamo arrivati in un altro modo):

$$n \ a^{n-1} \ u[n] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^2}$$

Reiterando, cioè derivando nuovamente si ottiene:

$$\sum_{n=0}^{\infty} n(n-1) \ a^{n-2} \ z^{-n} = rac{2z}{(z-a)^3}$$

Portando il 2 all'altro membro:

$$\sum_{n=0}^{\infty} rac{n(n-1)}{2} \ a^{n-2} \ z^{-n} = rac{z}{(z-a)^3}$$

Pertanto in generale:

$$rac{n(n-1)}{2} \ a^{n-2} \ u[n] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^3}$$

Continuando ancora con le iterazioni, invece di 2, verrà  $1 \cdot 2 \cdot 3$  e così via, ovvero comparirà sempre il fattoriale di m. Allora generalizzando:

$$\sum_{n=0}^{\infty} n(n-1)(n-2) \cdot (n-m+1) \ a^{n-m} z^{-n} = rac{m! \cdot z}{(z-a)^{m+1}}$$

Con la relativa sequenza (ovvero la formula generale):

$$\underbrace{\frac{n(n-1)(n-2)\cdot(n-m+1)}{m!}}_{\binom{n}{m}} a^{n-m} = \frac{z}{(z-a)^{m+1}}$$

• Nota: se m=1 siamo nel caso precedente appena visto

Se m=2, risulta:

$$\underbrace{begin{pmatrix} n \ 2 \end{pmatrix} a^{n-2} \ u[n]}_{rac{n(n-1)}{2!} \ a^{n-2} \ u[n]} \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^{m+3}}$$

# **(CASO DUALE) Si può dimostrare che:**

$$oxed{-inom{n}{m} a^{n-m} u[-n-1] \longleftrightarrow rac{z}{(z-a)^{m+1}}}$$

Vale per

$$ROC = \{z : |z| < |a|\}$$

, ovvero l'INTERNO del cerchio di raggio |a|.

Con quanto detto è possibile antitrasformare tutte le funzioni razionali.

## ESERCIZIO (polo con $\mu = 2$ )

Antitrasformiamo:

$$X(Z) = \frac{z+1}{(z-1)(z-2)^2}$$

- Non è indicata la  $ROC \Rightarrow \exists$  più sequenze che possono essere abbinate a tale trasformata X(Z).
  - Ognuna avrà la sua ROC
    - Cerchiamo quindi tutte le possibili antitrasformate Z

Primi passaggi (fratti semplici. Nota: ci sono tre poli di cui uno produce due fratti semplici perché ha molteplicità 2)

$$rac{X(z)}{Z} = rac{z+1}{z \ (z-1) \ (z-2)^2} = rac{A_1}{z} + rac{A_2}{z-1} + rac{A_3}{z-2} + rac{A_4}{(z-2)^2}$$

Da cui i coefficienti:

$$egin{align} A_1 &= rac{X(Z)}{z} \cdot z igg|_{z=0} = [\ldots] = -rac{1}{4} \ & \ A_2 &= rac{X(Z)}{z} \cdot (z-1) igg|_{z=1} = [\ldots] = 2 \ & \ A_4 &= rac{X(Z)}{z} \cdot (z-2)^2 igg|_{z=2} = [\ldots] = rac{3}{2} \ & \ \end{array}$$

(semplice perché non son comparse le derivate)

 $A_{4}=\left[\frac{X(Z)}{z} \cdot (z-2)^2\right] \right] = -\frac{7}{4}$  più complesso perché compaiono le derivate

In particolare durante i calcoli di  $A_4$  ci sarà da calcolare la seguente derivata:

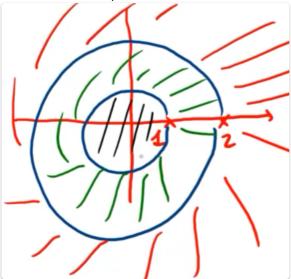
$$\frac{d}{dt} \left( \frac{2+1}{2(2-1)} \right) \bigg|_{t=2}$$

In conclusione, moltiplicando per Z per isolare X(Z) e sostituendo quanto trovato si ottiene:

$$X(Z) = rac{-1}{4} + 2rac{z}{(z-1)} + rac{3}{2}rac{z}{(z-2)^2} - rac{7}{4}rac{z}{z-2}$$

- Da cui sappiamo calcolare la trasformata inversa di ogni addendo
  - Bisogna prestare attenzione a come scegliere la ROC

Ricordando che i poli sono in 1 e in 2:



Scegliendo per esempio la regione anulare compresa tra 1 e 2:

$$ROC = \{z : 1 < |z| < 2\}$$

Allora (stando attenti alle sequenze da scegliere, ad esempio a volte bisogna scegliere la monolatera sinistra per la *ROC* che abbiamo appena scritto):

$$x[n] = rac{-1}{4} \delta[n] + 2 \ u[n] + rac{3}{2} (-2^{n-1} \cdot n \cdot u[-n-1]) - rac{7}{4} (-2^n \ u[-n-1])$$