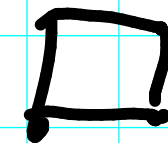
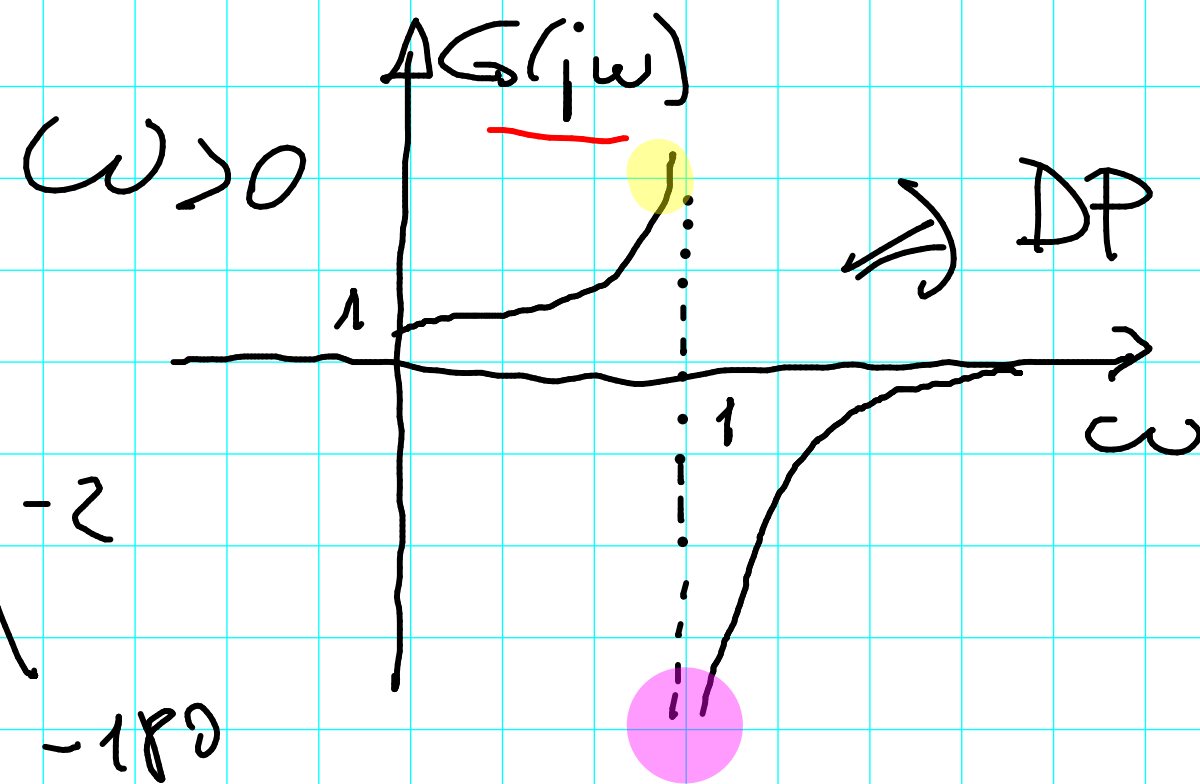
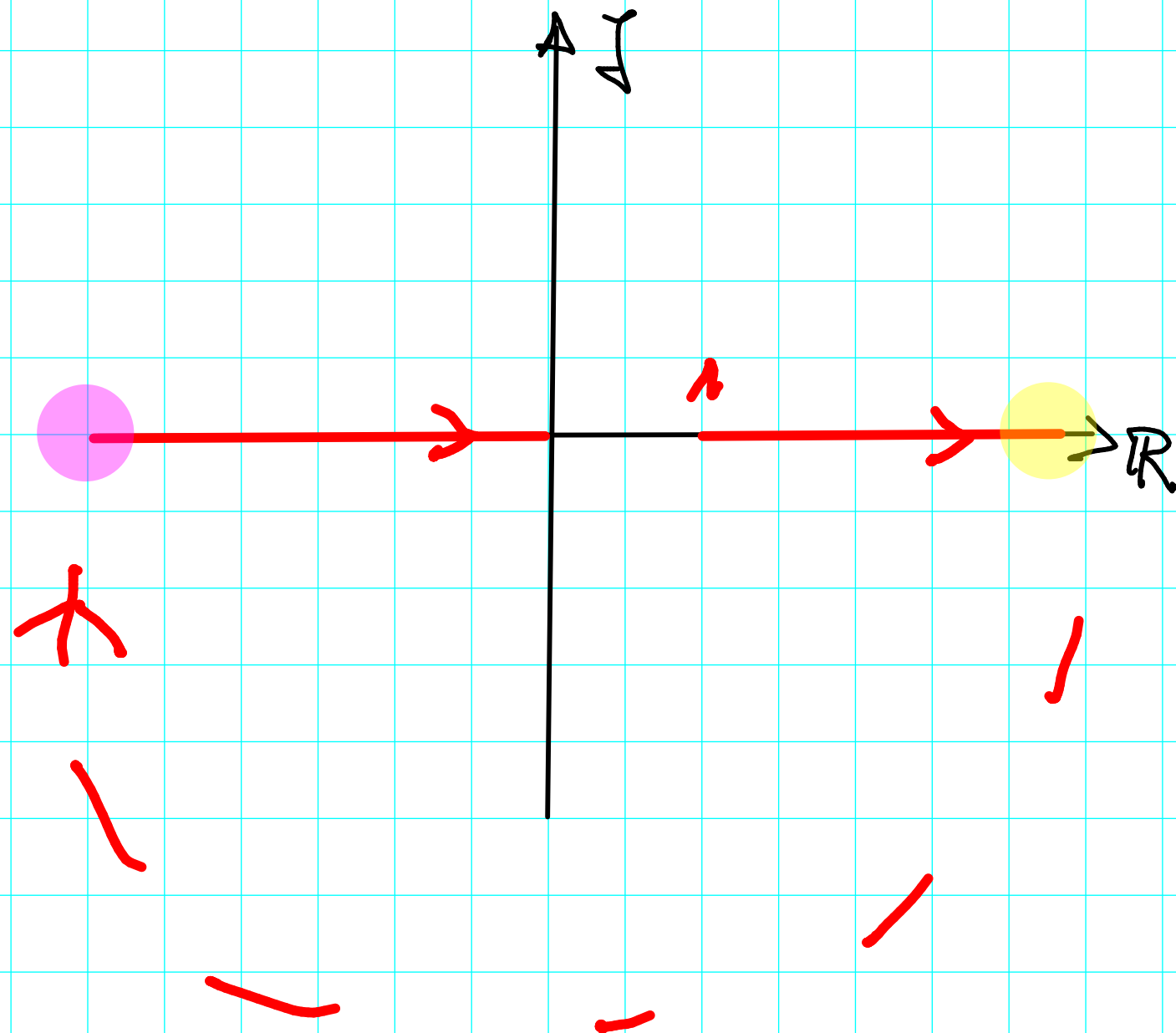


15/04/2020

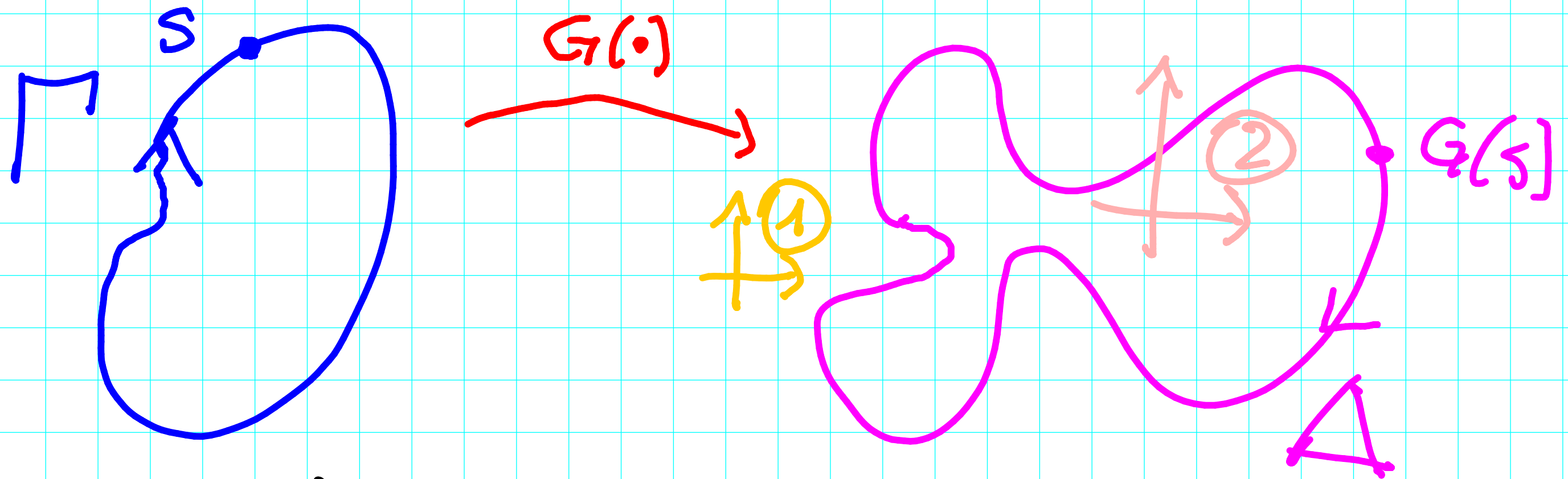
• Ervztu u:

$$G(s) = \frac{1}{1+s^2}$$

$$G(j\omega) = \frac{1}{1+(j\omega)^2} = \frac{1}{1-\omega^2} \in \mathbb{R}$$



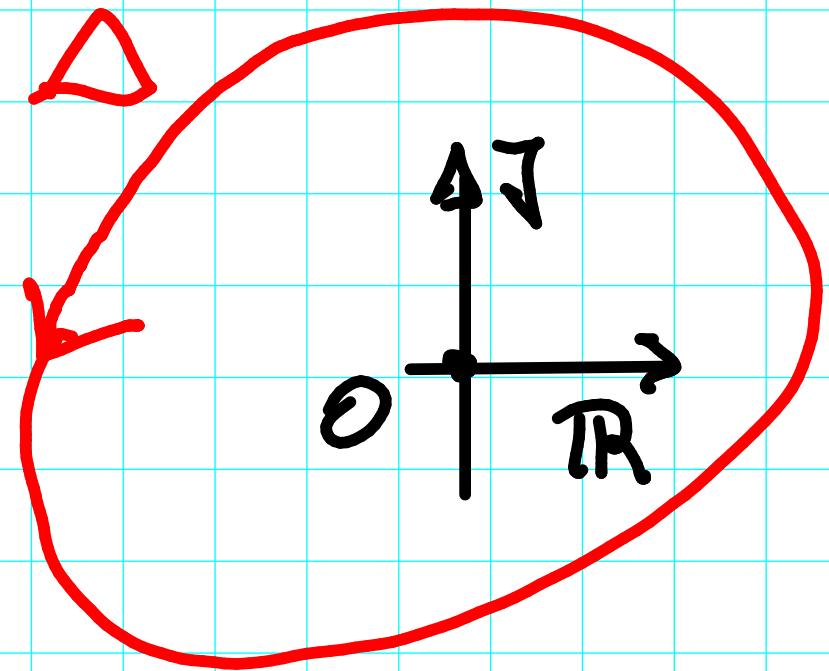
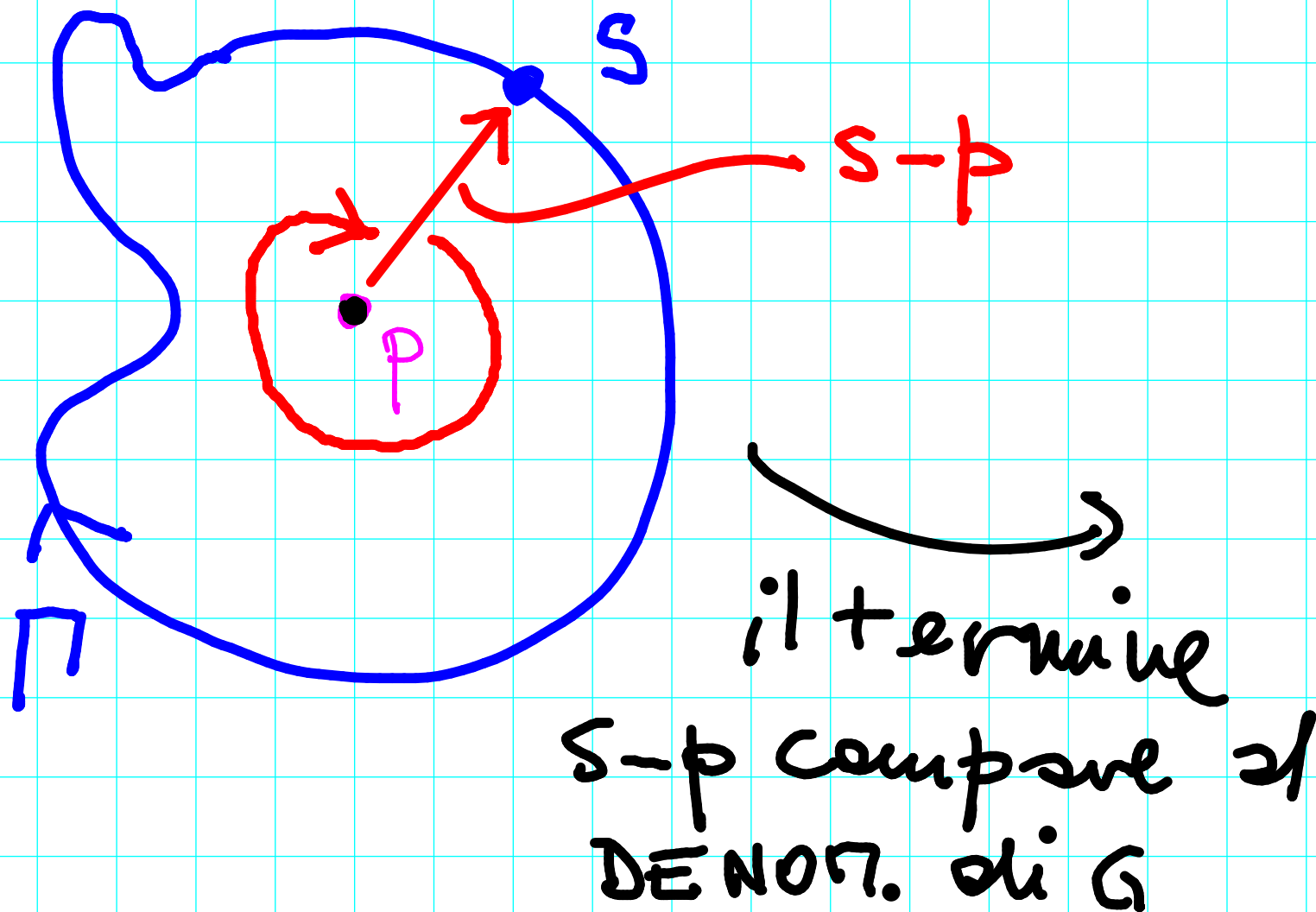
- Studio di una f. complessa razionale  $F(z)$  di  $V$ , complessa  $s$  su una curva chiusa



Domanda:  $\Delta$  circonda l'origine del piano  $w$  dove si muove  $G(s)$ ?  
 Già: ① (No) o ② (Sì)?

$$G(s) \approx \frac{\dots (s-z) \dots}{\dots (s-p) \dots} \Rightarrow \cancel{G(s)} = \dots + \cancel{(s-z)} \dots - \cancel{(s-p)} \dots$$

Caso 1:  $\Gamma$  circonda un polo  $p$  di  $G(s)$  in senso orario (o)

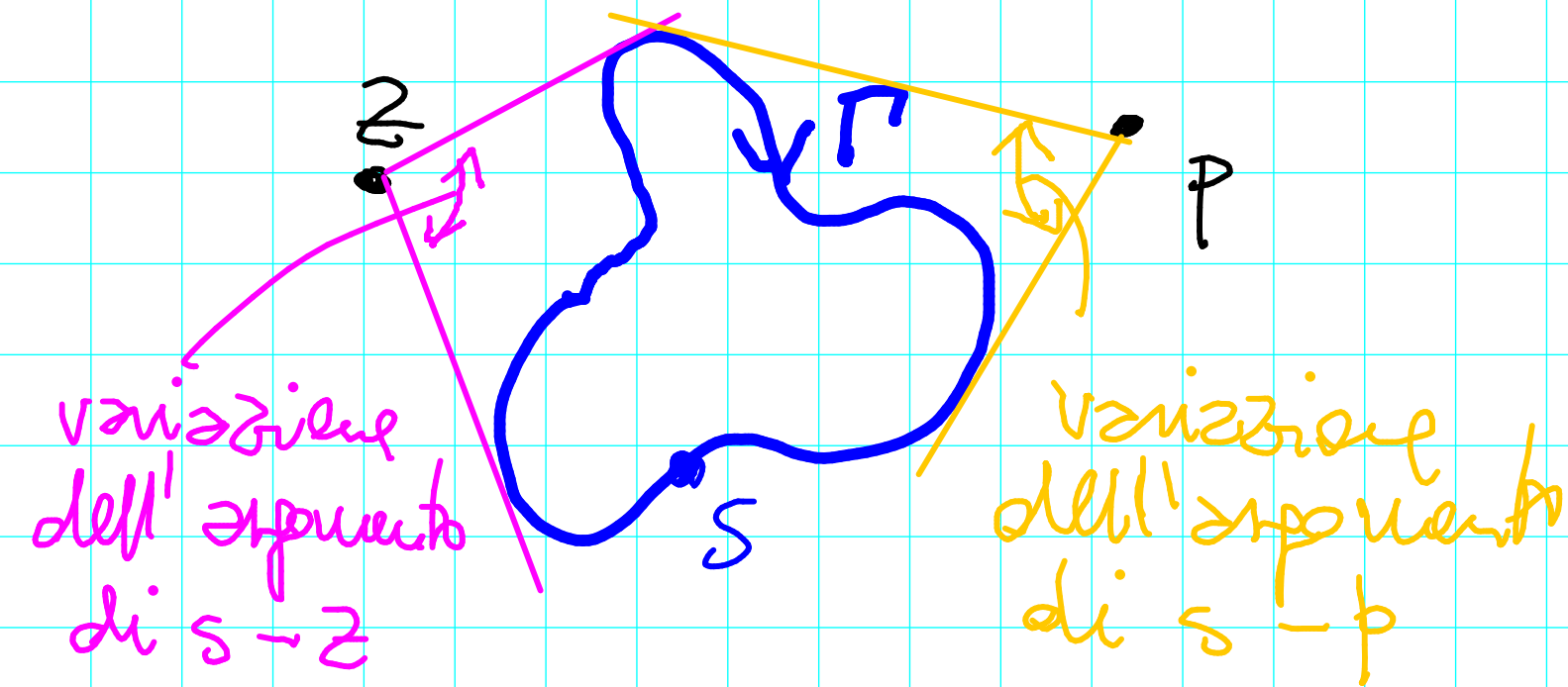


$\Delta$  compie un giro  
antiorario (AO) attorno  
all'origine del suo piano  $\mathbb{C}$

Caso 2:  $\Gamma$  circolo in senso  $\odot$  uno zero  $z$  di  $G(s)$

$\Rightarrow \Delta$  compie un giro  $\odot$  attorno all'origine del suo piano  $G$

Caso 3:  $\Gamma$  non circolo né zero né poli di  $G(s)$

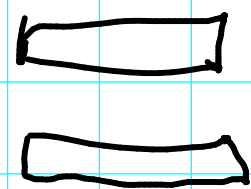


$\Rightarrow \Delta$  non circola l'origine del suo piano  $G$

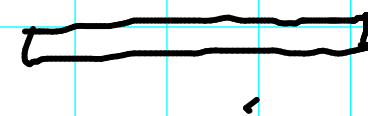
Quindi

# di zeri  $A_0$  che  
l'immagine  $\Delta$  della  
curva  $\Gamma$  attraversa

$G(\cdot)$  compie attorno  
all'origine del  
suo piano  $\mathbb{C}$



# di poli di  $G$  circondati  
da  $\Gamma$  in senso  $\odot$



# di zeri di  $G$  circondati  
da  $\Gamma$  in senso  $\odot$

NB  $(1 \text{ giro } \odot) = - (1 \text{ giro } A_0)$  e viceversa

- Prendiamo come  $\Gamma$  il percorso di Nyquist di  $G$   
 $\Rightarrow \Gamma$  circonda il semipiano  $\text{DX}$  in senso  $\circ$   
 $\Rightarrow \Delta$  è il d. di Nyquist di  $G$

- Consideriamo un SD retroazionato con FOT d'anello  $L$  e prendiamo

$$G = 1 + L$$

Allora  $G = 1 + \frac{L_n}{L_d} = \frac{L_n + L_d}{L_d}$

$$\Rightarrow \text{POLI di } G = \text{poli dell'anello APERTO (radici di } L_d)$$

$$\text{ZERI di } G = \text{poli dell'anello CHIUSO (radici di } L_n + L_d)$$

$$\Rightarrow L = G^{-1} \Rightarrow \# \text{ di poli del DN di } G \text{ attorno all'origine}$$

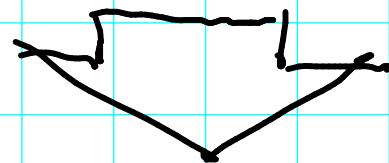
$$= \# \text{ di zeri del DN di } L \text{ attorno al punto } (-1, 0)$$

# Conclusioni

# di zeri AO del DN di  $G$  attorno all'origine

= # di poli di  $G$  circondati dal suo PDN in senso  $\odot$

= # di zeri di  $G$



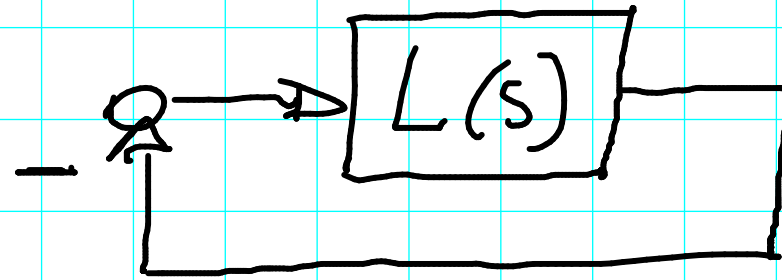
# di zeri AO del DN di  $L$  attorno al punto  $-1$

= # di poli di  $L$  con  $\text{Re} > 0$

- # di poli dell'anello chiuso con  $\text{Re} > 0$

# CRITERIO DI NYQUIST

- Si consideri il SD



(SD in  $A < \infty$ )

- Si tracci il DN di  $L(s)$

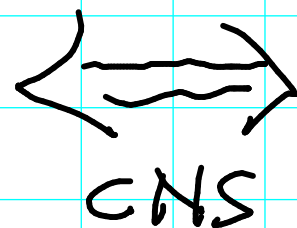
(FAT di  $A < \infty$ )

- Sia  $p_0$  il numero di poli di  $L(s)$  con  $\text{Re} > 0$

- Sia  $N$  il numero di giri del DN di  $L(s)$  attorno al punto  $-1$ , contati con segno  $+$  se  $A < 0$  e  $-$  se  $A > 0$ ; se il DN di  $L(s)$  passa per il punto  $-1$  si dice che  $N$  non è ben definito

## CRITERIO

Sistema in retroazione chiusa  
asint. stabile



CNS

$N$  ben definito  
e uguale a  $-p_0$

□



Caso  $N$  non ben definito

$N$  non ben def  $\Rightarrow$  il D.N. di  $L(s)$  passa per  $-1$

$\Rightarrow \exists \bar{\omega}$  tale che  $L(j\bar{\omega}) = -1$

e quindi

$$1 + L(j\bar{\omega}) = 0$$

e quindi il sistema in  $A \subset \mathbb{C}$

ha poli con  $\text{Re} = 0$

$\Rightarrow$  non AS

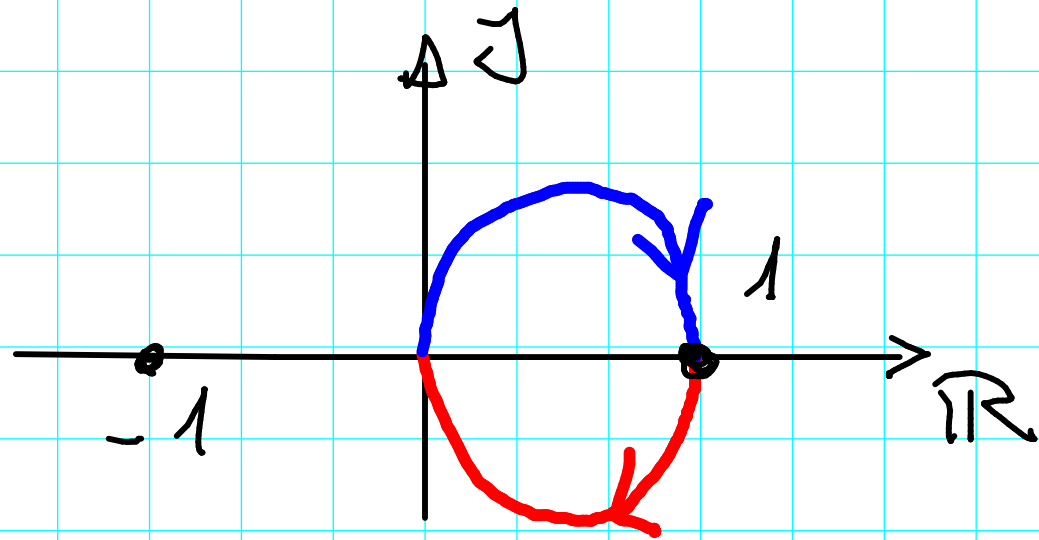
□

ES 1

$$L(s) = \frac{1}{s+1}$$

$$\Rightarrow p_D = 0$$

( $A \equiv$  hat 1 polo in  $-1$ )



$$\Rightarrow N = 0$$

(DN di  $A \equiv$  von circle  $-1$ )

$$N \text{ bei def } e = p_D \Rightarrow A \equiv AS$$

Verifio:  $\frac{L}{1+L} = \frac{1/s+1}{1+1/s+1} = \frac{1}{s+2}$  polo  $-2$

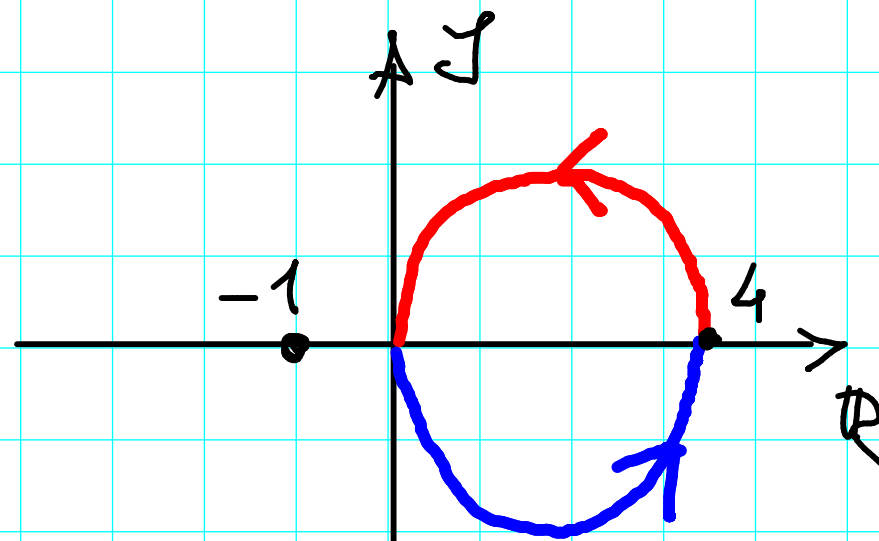
□

ES2

$$L(s) = \frac{4}{1-s}$$

$$p_D = 1 \quad (A \equiv \ln 1 \text{ polo in } +1)$$

**NB** quello APERTO instabile



$$N = 0 \quad (DN \text{ di } A \equiv \text{non circonda } -1)$$

$$N \text{ ben def ma } \neq p_D \Rightarrow AC \text{ non AS}$$

$$\text{Verifica: } \frac{1}{1+L} = \frac{1}{1 + \frac{4}{1-s}} = \frac{1-s}{1-s+4} = \frac{1-s}{5-s} \quad \checkmark$$

polo 5

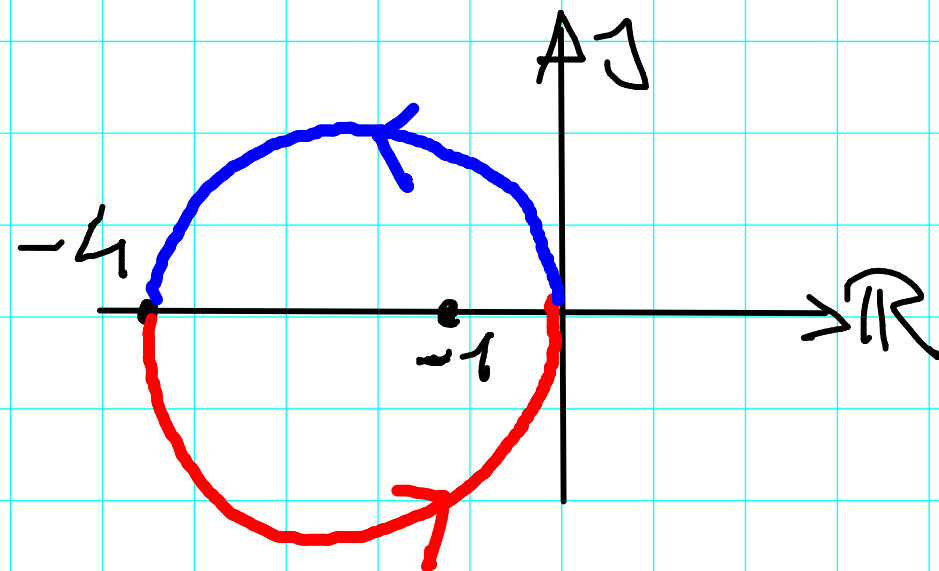
$\square$

ES3

$$L(s) = \frac{4}{s-1} \quad \left( = \frac{-4}{1-s} \text{ per Bode} \right)$$

$$p_D = 1$$

NR nello APERTO instabile



$$\Rightarrow N = 1 \quad (\text{DN di } A \equiv \geq 1 \text{ polo AO allora } z \sim 1)$$

N ben def e  $= p_D \Rightarrow$  colloso AS

Verifica:  $\frac{L}{1+L} = \frac{L_u}{L_u + L_d} = \frac{4}{s+3}$

polo -3

✓

• Caso particolare ma molto frequente:

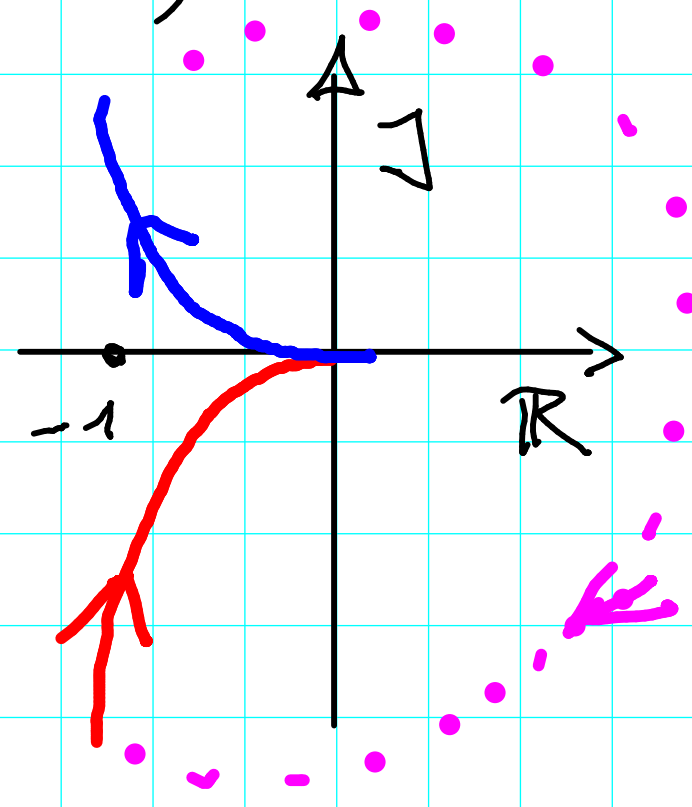
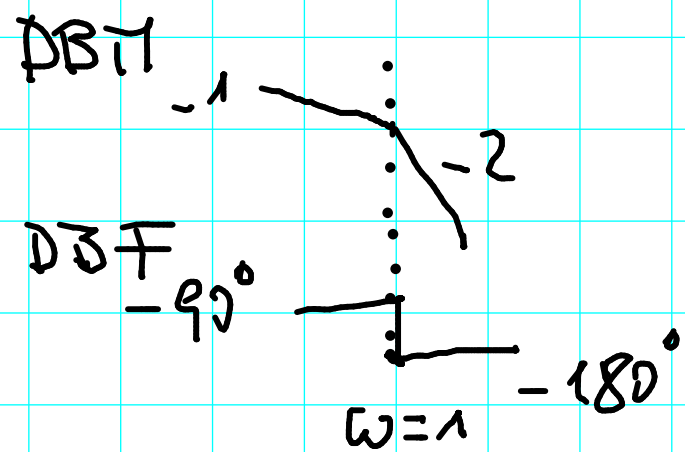
$$\phi_s = 0$$

in questo caso dev'essere  $N = 0$

• Se  $N < 0$  (più pin 0 che 10 del DN di L allora  $= -1$ )  
l'anello chiuso non può essere AS  
(non può essere negativo)

ES 4  $L(s) = \frac{1}{s(1+s)}$

$p_D = 0$  (AA un h z po l en  $\text{Re} > 0$ )



$$N = 0$$

$$N \text{ ben } \det e = p_0 \Rightarrow A \subseteq A_S$$

Verifiz

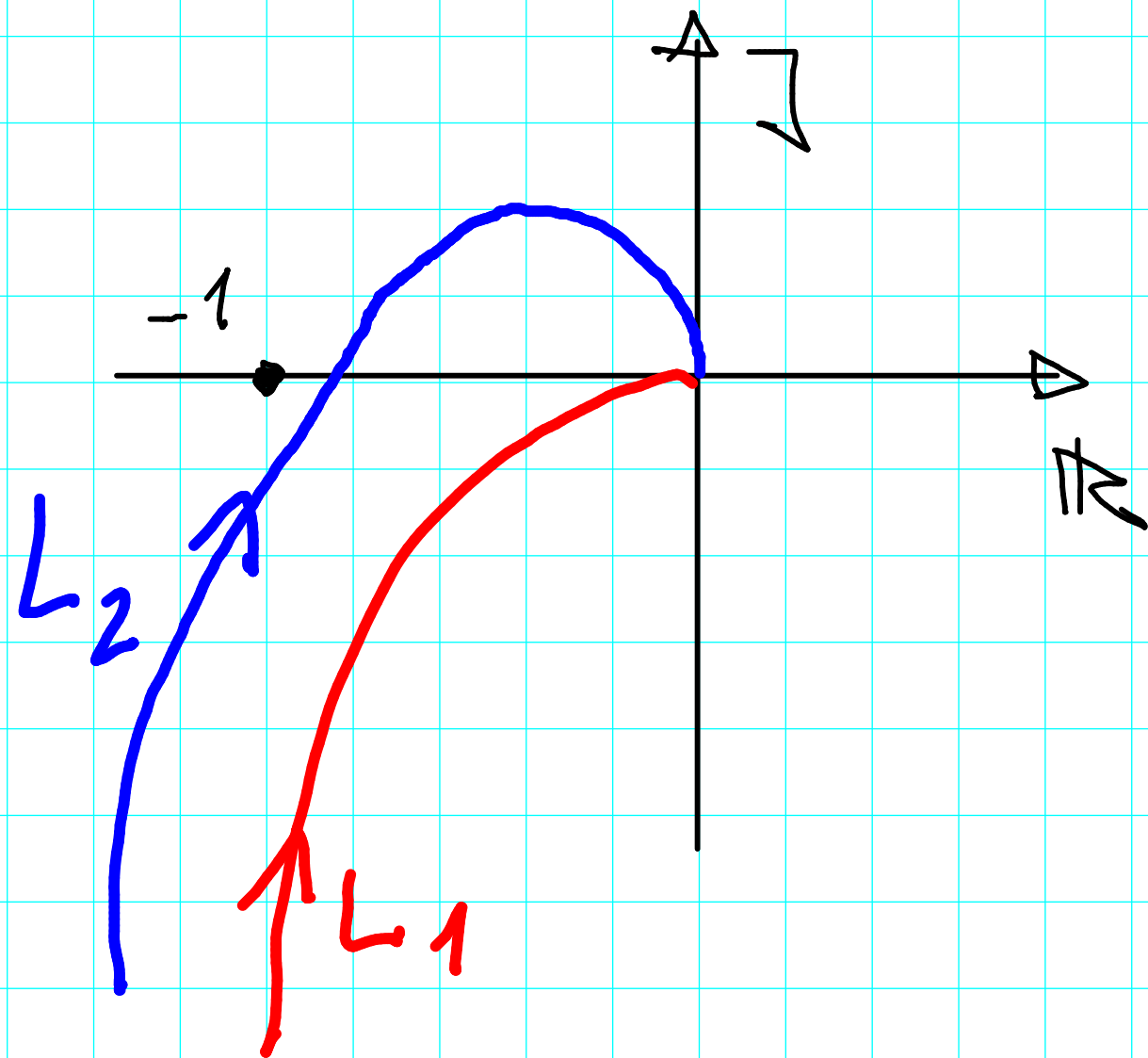
$$\frac{1}{1+L} = \frac{1}{1 + \frac{1}{s(1+s)}} = \frac{1}{s^2 + s + 1}$$

$\uparrow \quad \uparrow$   
poli en  $\text{Re} < 0$

✓

□

GRADO o INDICI o MARGINI DI STABILITA' ( $\omega_s$ ) ( $\phi_D = 0$ )



Consideriamo due sistemi  $S_1$  e  $S_2$   
 in  $A \subseteq \mathbb{C}$  con  $\text{FolT}$  di  $A$   $\equiv$   
 rispettivamente  $L_1$  e  $L_2$  con  $\phi_D = 0$

Intuitivamente,  $S_2$  è  
 "più vicino" a perdere la  
 stabilità (asintotica),

Usiamo quest'idea per quantificare il grado di stabilità  
 con opportuni "margini".

1) MARGINE DI MODULO  $M_m$  ( $p_d = 0$ )

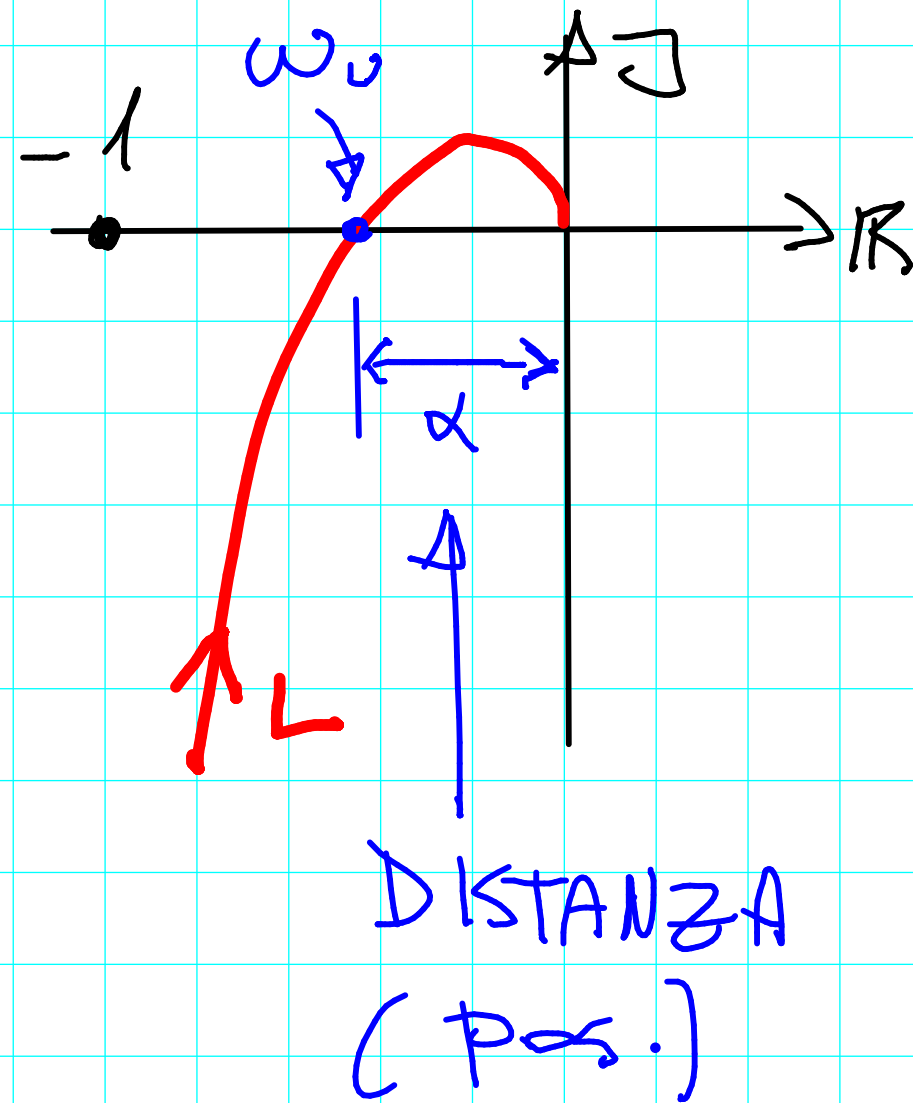
$$M_m := \min_{\omega} \underbrace{|1 + L(j\omega)|}_{L(j\omega) - (-1)}$$

↑  
minima distanza del DN di  $L(s)$   
dal punto  $-1$

Scomoda da calcolare "a mano"



2) MARGINE DI GUADAGNO  $k_u$  ( $P_s = 0$ )

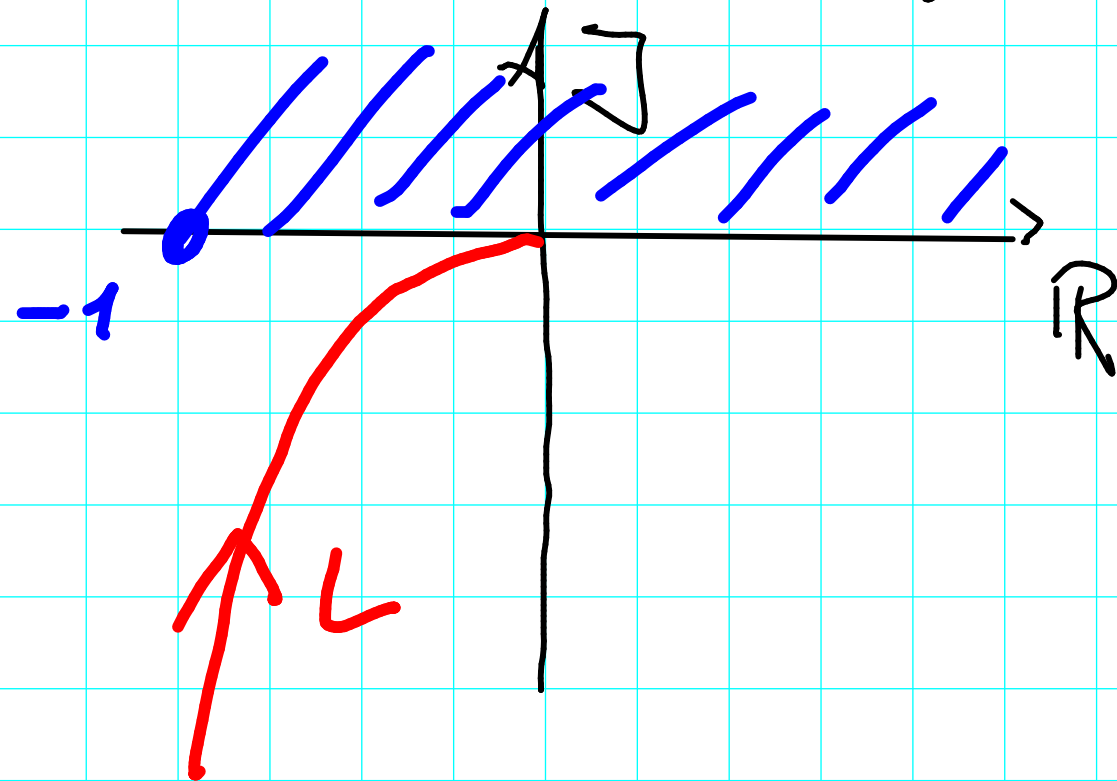


Supponiamo che  $L(j\omega)$  intersechi  $\mathbb{R}^-$   
 cioè che  $\exists \omega_0$  finito t.c.  
 $\angle^\circ L(j\omega_0) = -180^\circ$

$$\Rightarrow k_u := \frac{1}{\alpha}$$

Interpretazione:  $A < A_s \iff$  fatto che il guadagno di  $L$   
 non scende di un fattore  $\geq k_u$

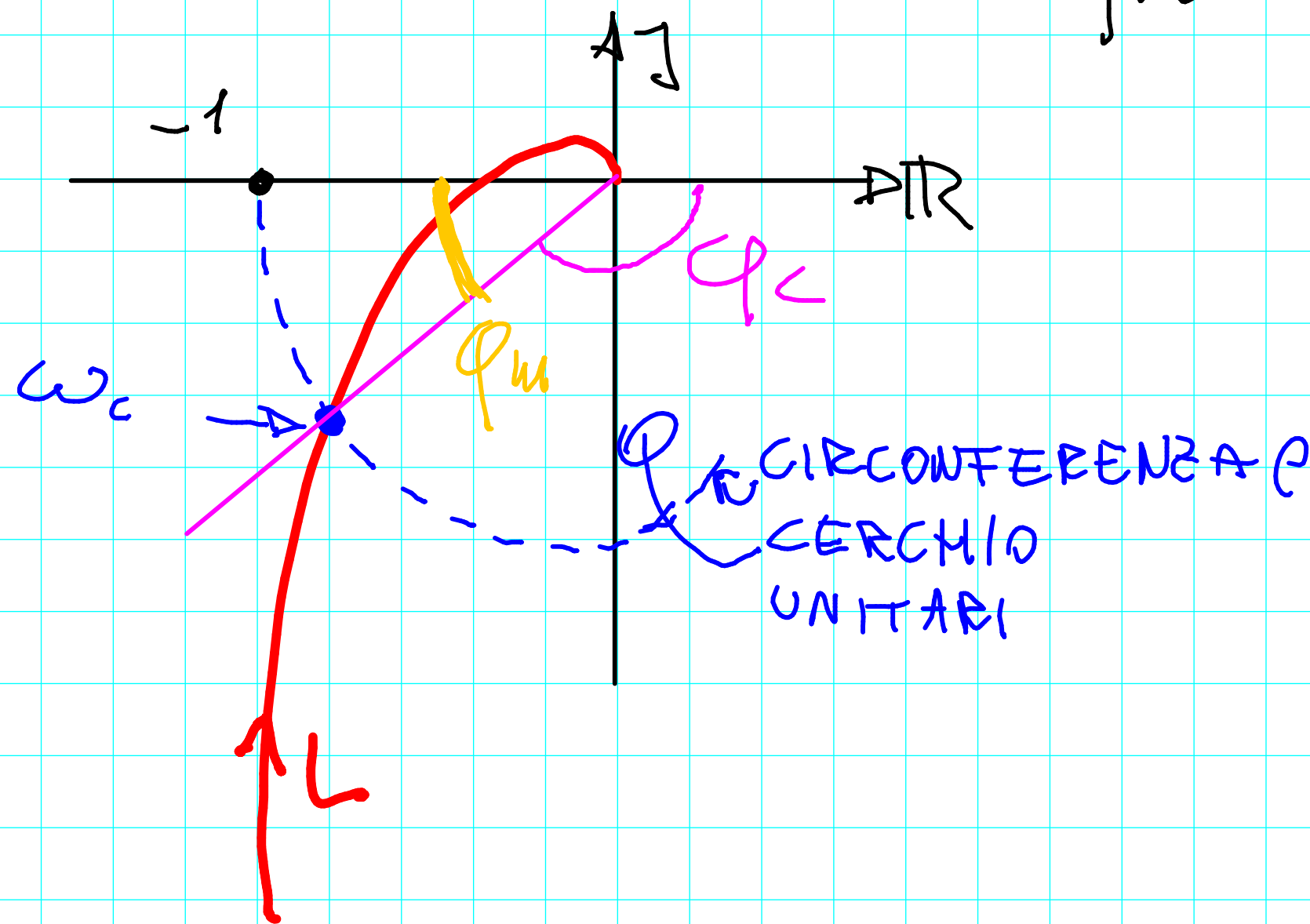
Nel caso in cui  $\angle L(j\omega) > -180^\circ$



$$k_m = \infty$$

### 3) MARGINE DI FASE $\varphi_m$

$$(\phi_d = 0)$$



Freq. / puls. critica  $\omega_c$

$$|L(j\omega_c)| = 1$$

Fase critica

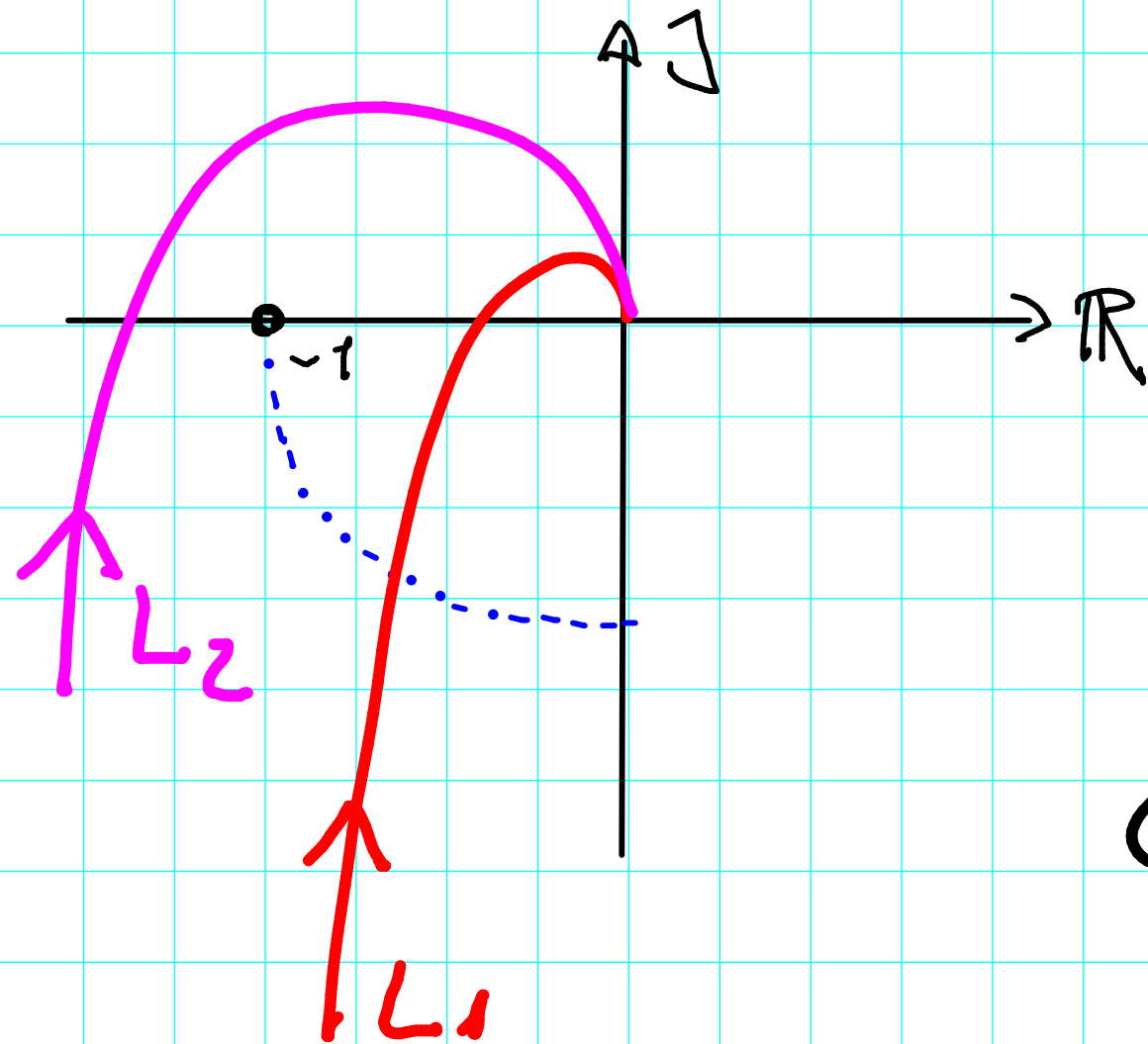
$$\varphi_c = \angle L(j\omega_c)$$

Margine di Fase

$$\varphi_m = 180^\circ - |\varphi_c|$$

Se  $L(j\omega)$  fosse tutta entro il cerchio unitario diremmo che  $\varphi_m$  va a  $\infty$  oppure che è  $\infty$  (nessuno sfasamento di  $L$  le farebbe circondare  $-1$ )

# INTERPRETAZIONE $(p_d = 0)$



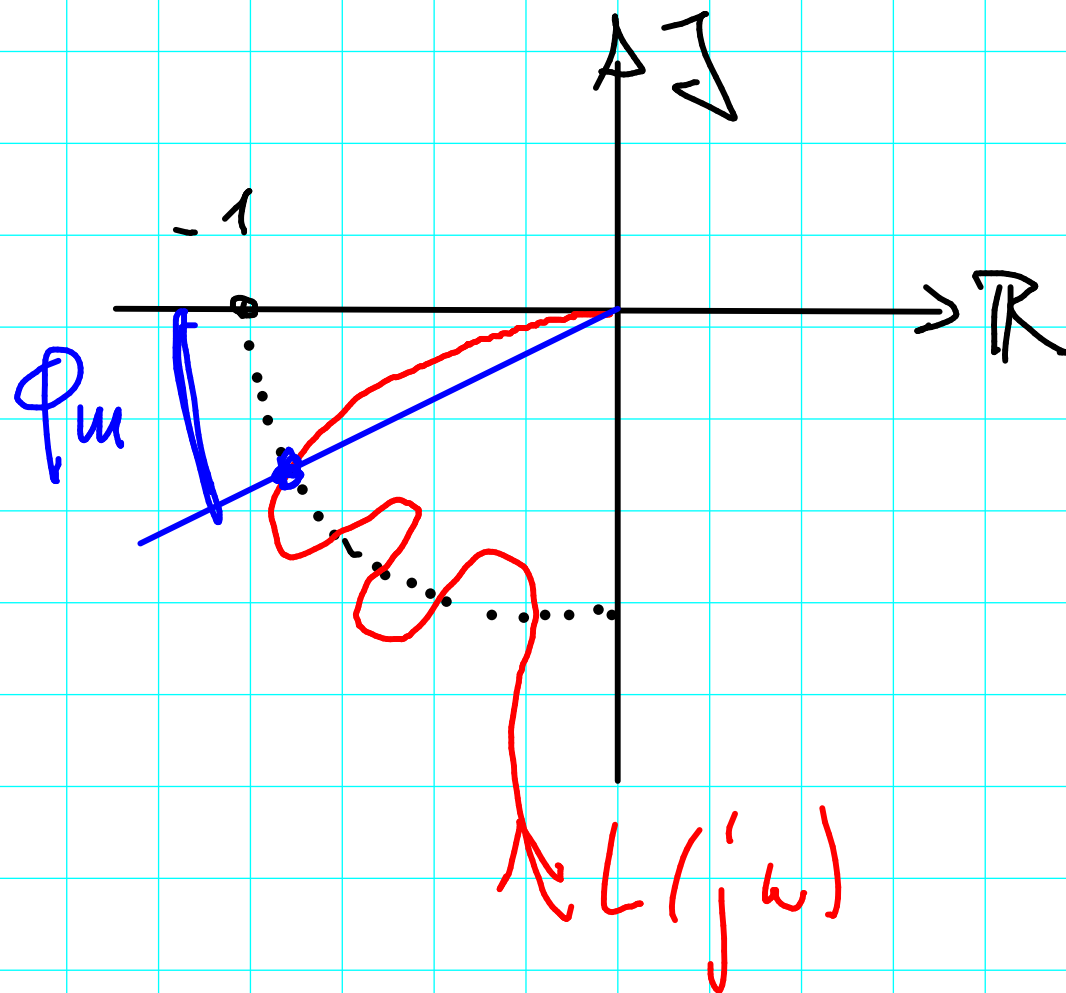
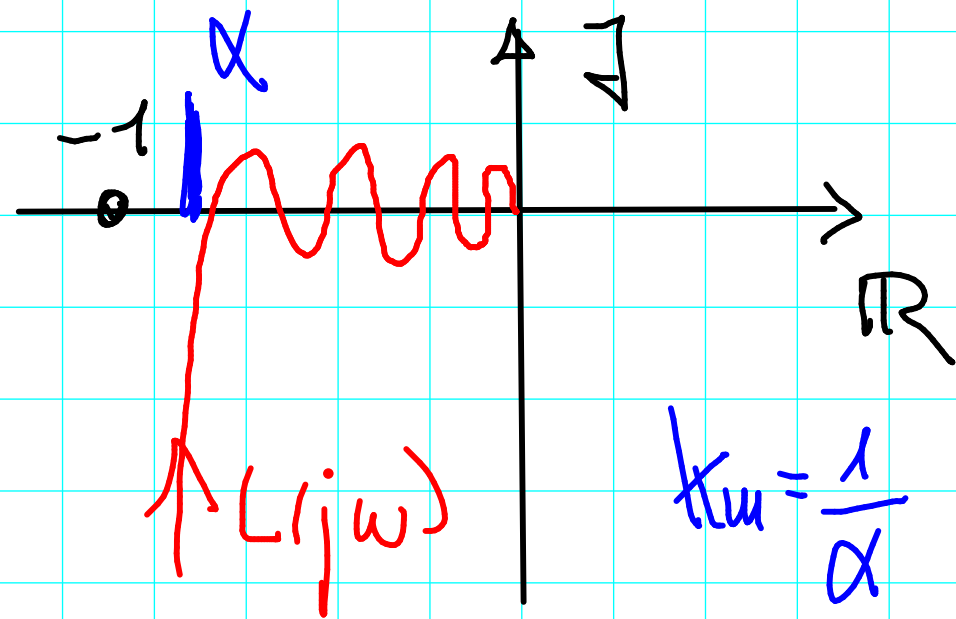
$$L_1 \Rightarrow A \subseteq AS \quad \varphi_m > 0, k_m > 1$$

$$L_2 \Rightarrow A \subseteq \text{non AS} \quad \varphi_m < 0, k_m < 1$$

$$\varphi_m = 0 \\ k_m = 1$$

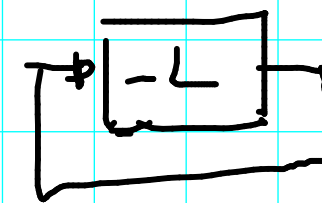
"  $A \subseteq$  al limite  
di stabilità "

CASI PARTICOLARI (sempre  $p_d = 0$ )



Si considera il punto più sfavorevole

# CRITERIO DI BODE



Condizioni di applicabilità

1)  $p_D = 0$

2) Il d. di Bode del modulo di  $L(s)$  taglia l'asse 0dB una e una sola volta dall'alto verso il basso

Criterio: detto  $M_L$  il guadagno di  $L$  e  $\varphi_m$  il m. di Fase

$$A \equiv AS \xLeftrightarrow{CNS}$$

$$\begin{aligned} M_L &> 0 \\ \varphi_m &> 0 \end{aligned}$$

