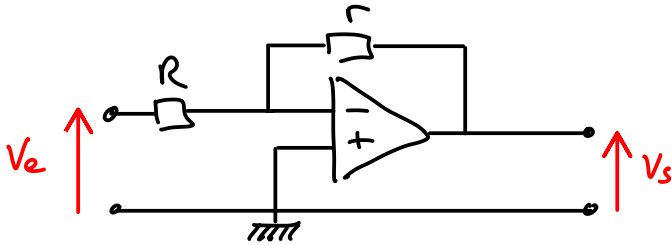


Pseudo-intégrateur

1] Le montage présente une boucle de rétroaction sur la borne inverseuse : on peut en conclure un fonctionnement de P'All en régime linéaire. Ainsi $V_+ = V_-$

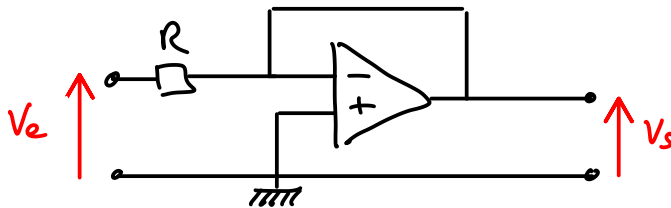
2] Circuit équivalent à très basse fréquence : $\text{---} \text{---} \text{---} \text{---}$



On retrouve le montage amplificateur inverseur.

Donc $\underline{H} \approx -\frac{r}{R}$ à très basse fréquence

Circuit équivalent à très haute fréquence : $\text{---} \text{---}$



Donc $\underline{V_s} = V_- = V_+ = 0$ à très haute fréquence.

\Rightarrow de circuit présente donc un comportement passe-bas

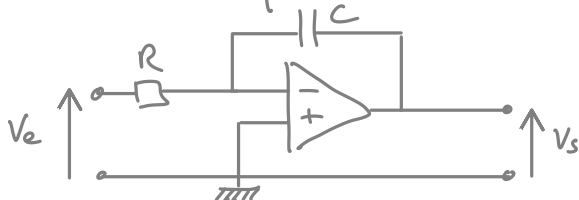
Rmq: On peut proposer un circuit équivalent mais "extrémiste" en considérant que $\text{---} \text{---} \text{---} \text{---} \cong \text{---} \text{---}$ à très haute fréquence.

En effet: $Y_{eq} = \frac{1}{r} + j\omega C$

$\approx j\omega C$ à très haute fréquence

si $\omega C \gg \frac{1}{r}$ ($\Rightarrow f \gg \frac{1}{2\pi r C}$)

D'où le circuit équivalent:



correspondant au montage intégrateur!

$$\underline{H} \approx -\frac{1}{j\omega R C}$$

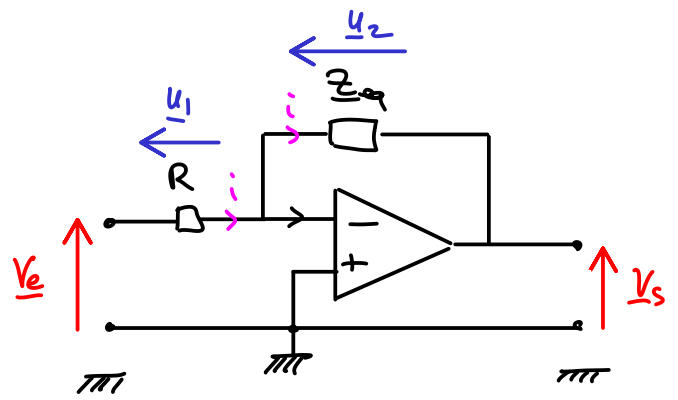
3] On a :

$$u_1 = V_e - V_-$$

$$R i = V_e - V_+$$

$V_+ = 0$

D'au $V_e = R i$



au $Y_{eq} = \frac{1}{r} + j\omega C$

De plus :

$$u_2 = V_- - V_s$$

$$Z_{eq} i = V_+ - V_s$$

D'au $V_s = - Z_{eq} i$

Ainsi :

$$\underline{H} = \frac{V_s}{V_e}$$

$$= - \frac{Z_{eq}}{R}$$

$$= - \frac{1}{R Y_{eq}}$$

$$= - \frac{1}{R(\frac{1}{r} + j\omega C)} \times r/R$$

$$\underline{H} = - \frac{r/R}{1 + j\omega rC}$$

→ de la forme : $\frac{H_0}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}}$

on retrouve le comportement passe-bas (de 1er ordre)

4] À quelle condition $\underline{H} \approx \frac{1}{j\omega}$?

Il faut $rC\omega \gg 1$ (\Rightarrow)

Ainsi : $\underline{H} \approx \frac{-r/R}{j\omega rC}$

$$\underline{H} \approx - \frac{1}{j\omega RC}$$

$$f \gg \frac{1}{2\pi rC}$$



→ on retrouve bien la condition évoquée à la remarque de la question 2

↳ On retrouve la fonction de transfert du montage intégrateur.