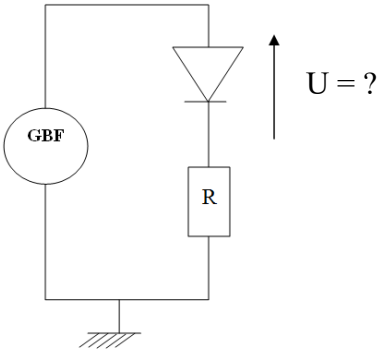


PCPI – 1 TS CIRA <b>Vizille</b> <b>BTS CIRA</b> <small>Contrôle Industriel et Régulation Automatique</small>	<h2 style="margin: 0;">Chapitre 6</h2> <h3 style="margin: 0;">Les filtres</h3>	<h2 style="margin: 0;">Electricité</h2>
<b>ACTIVITE 15 : Amplificateur d'instrumentation</b>		

CORRECTION

### PRESENTATION

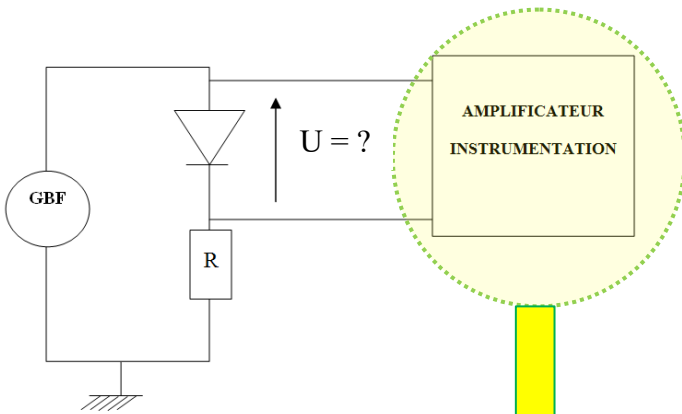


Soit le circuit schématisé ci-contre dans lequel nous souhaitons visualiser directement la tension aux bornes de la diode.

**Problème** : cette tension n'est pas référencée à la masse

**Solution** : utiliser une sonde différentielle.

Mais c'est quoi ?

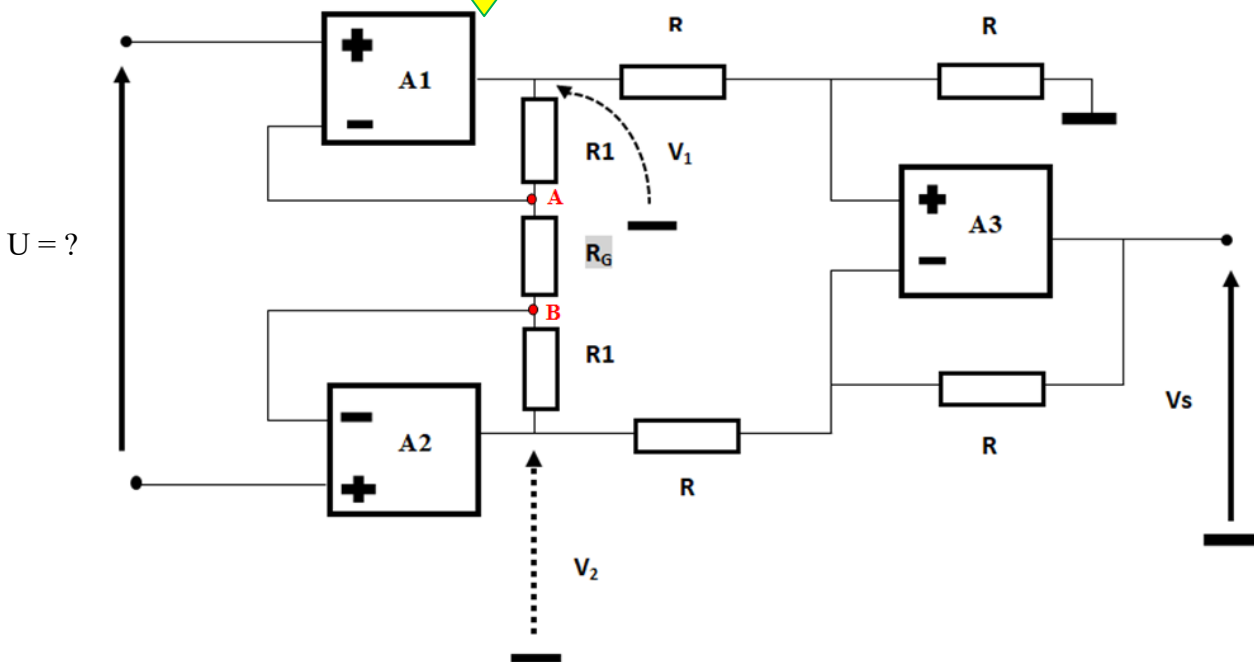


Une sonde différentielle comme son nom l'indique va effectuer la différence entre 2 potentiels et donc donner la valeur d'une tension.

Cette sonde différentielle n'est autre que le montage représenté ci-dessous.

Autre point positif  
Pas de courant qui entre dans l'AOP → pas de perturbation engendrée par la mesure de tension

### DECOUVERTE DU MONTAGE



1) On considère les AOP parfaits, quelle est la conséquence sur les courants d'entrée des AOP ?

$$i^+ = i^- = 0 \text{ A}$$

2) Les AOP sont en régime linéaire. **Justifier** cela, en étudiant le câblage de chaque AOP.

sortie reliée entrée inverseuse

3) **Flécher** sur le schéma ci-dessus les trois tensions différentielles d'entrée des 3 AO notées :  $U_{d1}$ ,  $U_{d2}$ ,  $U_{d3}$

4) **Montrer** avec une loi des mailles que la tension  $U$  se retrouve aux bornes de la résistance  $R_G$   
Autrement dit **montrer** que  $U = U_{AB}$

$$U - \underbrace{U_{d1}}_{=0} - U_{AB} + \underbrace{U_{d2}}_{=0} = 0$$

$$U = U_{AB}$$

5) On appelle  $V_1$  la tension de sortie aux bornes de l'AOP 1  
On appelle  $V_2$  la tension de sortie aux bornes de l'AOP 2

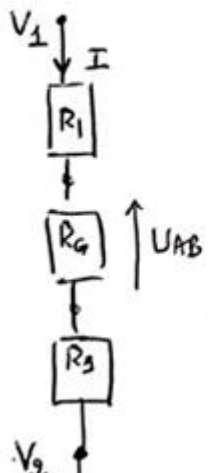
**Montrer** que  $V_s = V_1 - V_2$

$$\left. \begin{aligned} \text{AOP3 : } V^+ &= \frac{\frac{V_1}{R} + \frac{0}{R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R}} = \frac{V_1}{2} \\ V^- &= \frac{\frac{V_2}{R} + \frac{V_s}{R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R}} = \frac{V_2 + V_s}{2} \end{aligned} \right\} \begin{aligned} V^+ &= V^- \\ \frac{V_1}{2} &= \frac{V_2 + V_s}{2} \\ V_1 &= V_2 + V_s \Rightarrow V_s = V_1 - V_2 \end{aligned}$$

6) On cherche à trouver l'expression de l'amplification différentielle  $A_D = \frac{V_s}{V_e}$  en fonction des résistances  $R_1$  et  $R_G$   
c'est à dire **montrer** que  $A_D = 1 + 2 \times \frac{R_1}{R_G}$

On appelle  $I$  le courant qui circule dans  $R_1$ ,  $R_G$  et  $R_3$

Loi d'Ohm :  $I = \frac{V_1 - V_2}{2R_1 + R_G} = \frac{V_s}{2R_1 + R_G}$



$$I = \frac{U_{AB}}{R_G} = \frac{U}{R_G}$$

$$\frac{V_s}{2R_1 + R_G} = \frac{U}{R_G}$$

$$\frac{V_s}{U} = \frac{2R_1 + R_G}{R_G} = 2 \frac{R_1}{R_G} + 1$$

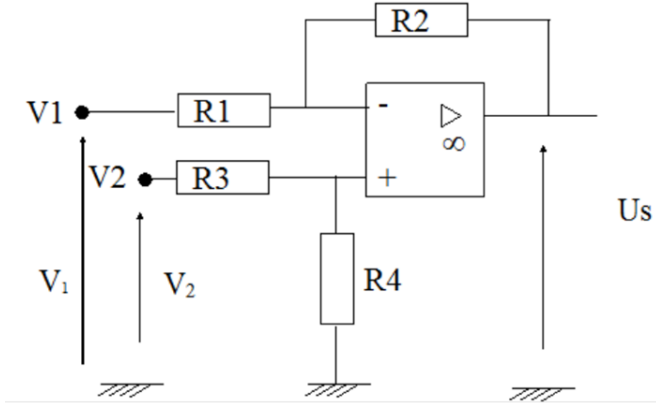
## EN REALITE ... QUE SE PASSE T IL ?

Dans le montage précédent, il arrive que les 4 résistances **R ne soient pas identiques.**

On obtient donc le circuit schématisé ci-dessous avec  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $R_3$  et  $R_4$

La tension  $U_s$  ne va donc plus avoir la même expression.

### CIRCUIT



### CONDITIONS DE FONCTIONNEMENT

L'AO est supposé **parfait** donc :

- $i^+ = i^- = 0A$
- $R_s = 0\Omega$

**Régime de fonctionnement :**

Le régime de fonctionnement de cet AO est

**LINEAIRE**

Justification :

Il y a une réaction **NEGATIVE**, car la sortie est reliée à l'entrée **INVERSEUSE**

Conséquence :  $U_d = V_+ - V_- = 0V$

donc  $V_+ = V_-$

### EXPRESSION DE LA TENSION DE SORTIE

a) **Déterminer** la valeur du potentiel  $V^+$  ( $E^+$ )

$$V^+ = \frac{\frac{V_2}{R_3} + \frac{0}{R_4}}{\frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4}} = \frac{V_2 R_4}{R_3 + R_4}$$

b) **Déterminer** le potentiel  $V^-$  ( $E^-$ )

$$V^- = \frac{\frac{V_1}{R_1} + \frac{U_s}{R_2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}} = \frac{V_1 \cdot R_2 + U_s \cdot R_1}{R_1 + R_2}$$

c) **En déduire** que  $U_s = V_2 \cdot \alpha - V_1 \cdot \beta$  avec

$$\alpha = \frac{R_4 \cdot (R_1 + R_2)}{R_1 \cdot (R_3 + R_4)} \quad \text{et} \quad \beta = \frac{R_2}{R_1}$$

régime linéaire :  $V^+ = V^-$

$$\frac{V_2 R_4}{R_3 + R_4} = \frac{V_1 \cdot R_2 + U_s R_1}{R_1 + R_2}$$

$$U_s = \frac{V_2 R_4 (R_1 + R_2)}{R_1 (R_3 + R_4)} - V_1 \frac{R_2}{R_1}$$

$\downarrow$   $\alpha$                        $\downarrow$   $\beta$

# TENSION DIFFERENTIELLE ET MODE COMMUN

Nous allons démontrer que la tension  $U_s = V_2 \cdot \alpha - V_1 \cdot \beta$  de sortie peut s'exprimer :

$$U_s = (V_2 - V_1) \cdot A_d + \frac{(V_2 + V_1)}{2} \cdot A_c$$

Le terme **UTILE** c'est à dire qui amplifie la tension différentielle

Le terme **PARASITE** dû aux incertitude sur les résistance qu'il faut le plus possible éliminer

Un amplificateur sera d'autant meilleur que

→ le coefficient  $A_c$  sera **PETIT**

→ le coefficient  $A_d$  **GRAND**

Donc le terme  $\frac{A_d}{A_c}$  soit le plus **GRAND** possible

On appelle

✓ **TENSION DIFFERENTIELLE** le terme  $U_d = V_2 - V_1$

✓ **TENSION MODE COMMUN** le terme  $U_c = \frac{V_1 + V_2}{2}$

Les constructeurs indiquent pour leurs amplificateurs un terme appelé TRMC (Taux de Réjection en Mode Commun) par

$$TRMC = 20 \cdot \log \frac{A_d}{A_c}$$

Ce TRMC doit être le plus **GRAND** possible

## DEMONSTRATION (facultatif)

1) **Montrer** que  $U_c - \frac{U_d}{2} = V_1$  et  $U_c + \frac{U_d}{2} = V_2$

2) **Montrer** que la tension  $U_s$  peut se mettre sous la forme  $U_s = (V_2 - V_1) \cdot A_d + \frac{(V_2 + V_1)}{2} \cdot A_c$

en posant  $A_c = \alpha - \beta$

$$A_d = \frac{\alpha + \beta}{2}$$

On a montré que :  $U_s = V_2 \cdot \alpha - V_1 \cdot \beta$

On a montré que :  $U_c - \frac{U_d}{2} = V_1$  et  $U_c + \frac{U_d}{2} = V_2$

Donc  $U_s =$

## DEMONSTRATION

1) Montrer que  $U_i - \frac{U_d}{2} = V_i$  et  $U_i + \frac{U_d}{2} = V_i$

$$L_k - \frac{L_d}{2} = \frac{V_d + V_2}{2} - \frac{V_2 - V_d}{2} = V_d$$

$$L_k + \frac{L_d}{2} = \frac{V_d + V_2}{2} + \frac{V_2 - V_d}{2} = V_2$$

$$U_i = V_2 \times \alpha - V_d \times \beta$$

$$= \left( L_k + \frac{L_d}{2} \right) \alpha - \left( L_k - \frac{L_d}{2} \right) \beta$$

$$= L_k \alpha + \frac{L_d \alpha}{2} - L_k \beta + \frac{L_d \beta}{2}$$

$$= L_k (\alpha - \beta) + L_d \left( \frac{\alpha + \beta}{2} \right)$$

$$= L_k \times A_c + L_d \times A_d$$

$$= \left( \frac{V_d + V_2}{2} \right) \times A_c + \left( \frac{V_d - V_2}{2} \right) \times A_d$$

dimension mode  
commun

=  
terme passif

dimension  
différentielle

=  
terme utile