

---

**Théorèmes de base et modélisation des réseaux lineaires**


---

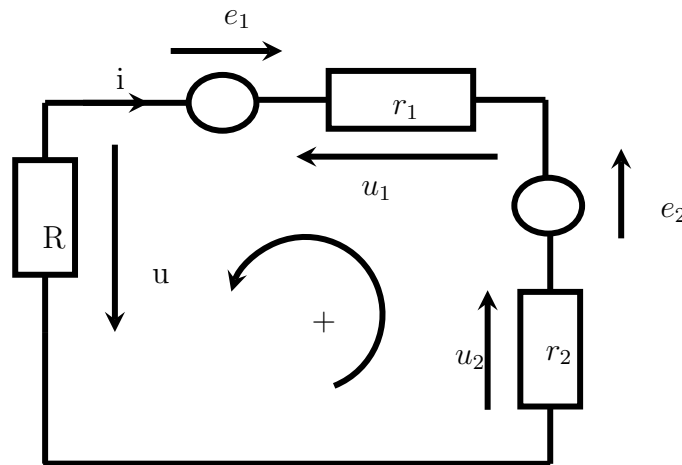
## Table des matières

<b>1</b>	<b>Réseau à une maille : Loi de Pouillet</b>	<b>2</b>
<b>2</b>	<b>Réseau quelconque : Lois de kirchhoff</b>	<b>2</b>
<b>3</b>	<b>Potentiel de noeud-théorème de Millman</b>	<b>3</b>
3.1	Loi des noeuds en termes de potentiels . . . . .	3
3.2	Théorème de Millman . . . . .	4
<b>4</b>	<b>Modélisation des réseaux lineaires : théorèmes de bases</b>	<b>5</b>
4.1	superposition des états-théorème d'Helmoltz . . . . .	5
4.2	Théorème de Thevenin . . . . .	7
4.3	Théorème de Norton . . . . .	7
4.4	Application : pont de Wheatston . . . . .	7
4.4.1	Modélisation du pont par le générateur de Thevenin ( $e_{eq}, R_{eq}$ ) .	8
4.4.2	Modélisation de Norton . . . . .	9

Un réseau électrique est un système de dipôles électrocinétiques, reliées entre eux par des fils conducteurs de résistance négligeable. Ce réseau est dit linéaire lorsqu'il ne fait intervenir que des dipôles actifs (source de tension ou de courant) et passifs (résistances...) linéaires.

## 1 Réseau à une maille : Loi de Pouillet

Considérons la maille suivante :



Loi des mailles :  $u + u_1 + u_2 - e_1 + e_2 = 0 \Rightarrow Ri + r_1i + r_2i - e_1 + e_2 = 0$

$$i = \frac{e_1 - e_2}{R + r_1 + r_2}$$

- **Généralisation : Loi de Pouillet**

Pour une maille comportant  $D_k(e_k, r_k)$  générateurs et d'autres résistors  $R$  la loi de Pouillet s'écrit sous la forme :

$$i = \frac{\sum_k \varepsilon_k e_k}{R + \sum_k r_k}$$

$\varepsilon_k = +1$  pour  $e_k$  suivant le sens de  $i$

$\varepsilon_k = -1$  pour le cas contraire

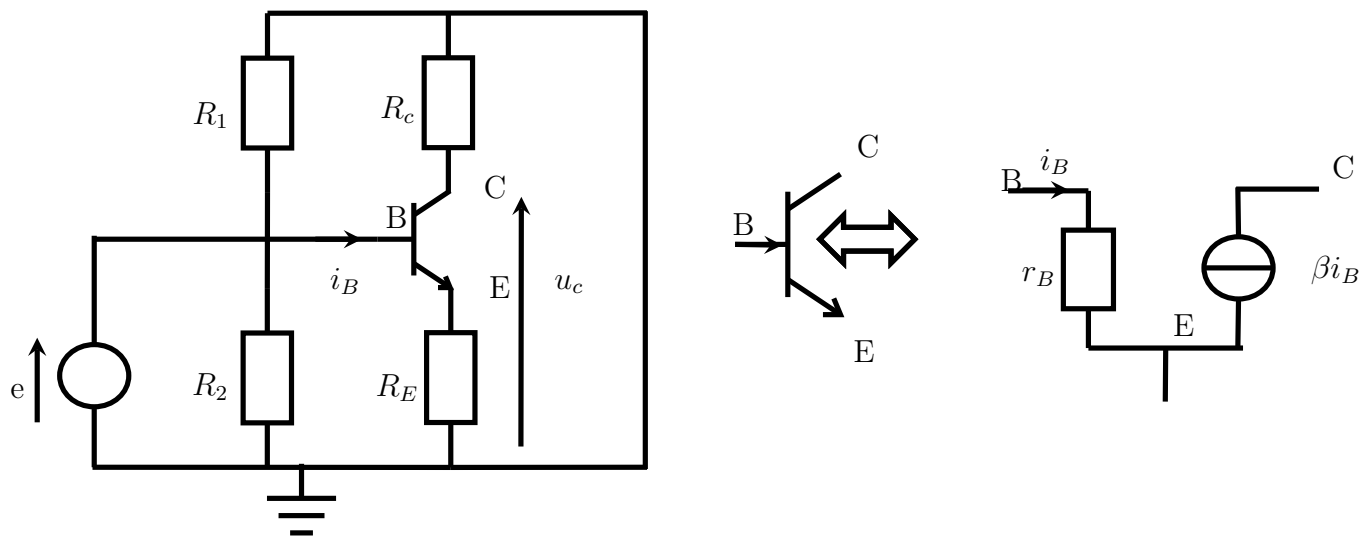
## 2 Réseau quelconque : Lois de Kirchhoff

Pour déterminer  $i_k$  dans un réseau quelconque on utilise les lois de Kirchhoff

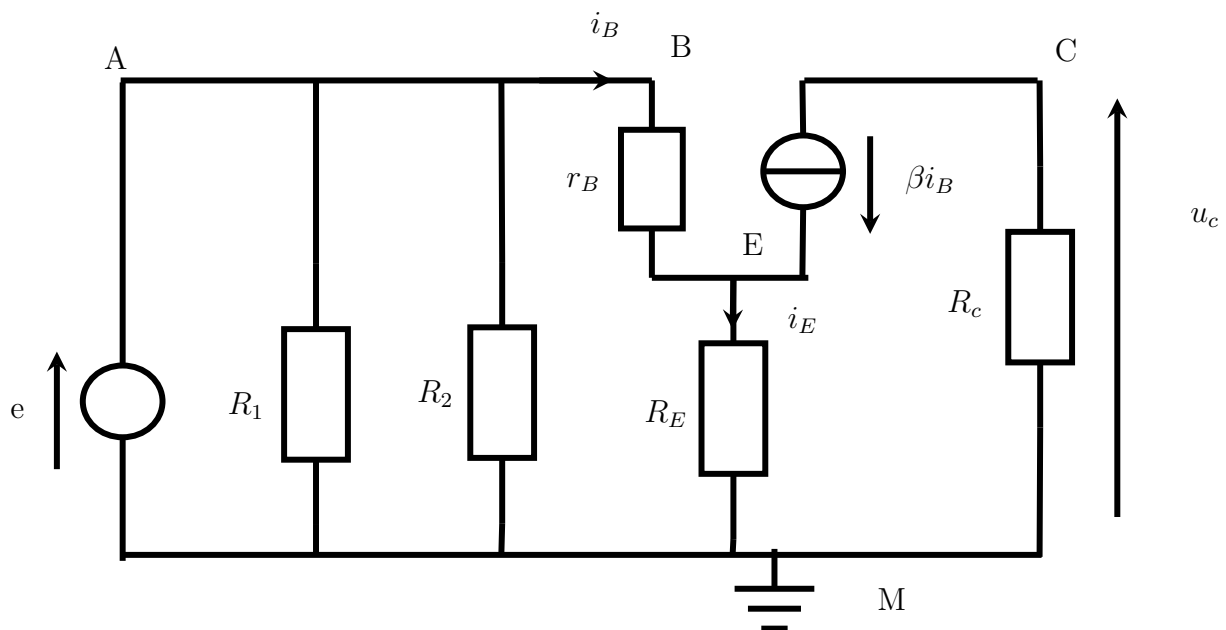
► **Loi des Nœuds** :  $\sum_k \varepsilon_k i_k = 0$

► **Loi des mailles** :  $\sum_k \varepsilon_k u_k = 0$

- **Application : Circuit comportant un transistor**



- Exprimer la tension  $u_c$  en fonction de  $e, \beta, R_c, R_E$  et  $r_B$



La loi des Nœuds au point E :  $i_E = \beta i_B + i_B = (\beta + 1)i_B$

La maille ABEMA :  $e = r_B i_B + R_E i_E = [r_B + (\beta + 1)R_E] i_B$

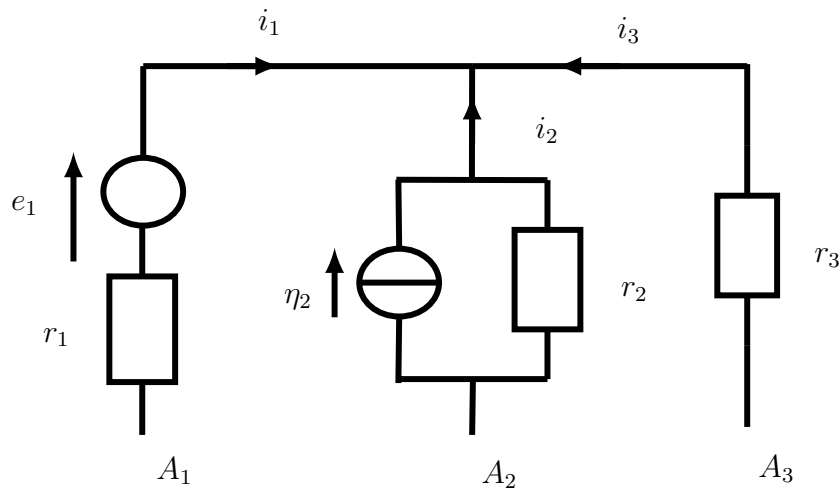
$$u_c = -\beta i_B R_c$$

$$u_c = -\frac{\beta R_c}{r_B + (\beta + 1)R_E} e$$

### 3 Potentiel de noeud-théorème de Millman

#### 3.1 Loi des noeuds en termes de potentiels

Considérons le montage suivant :



$(e_1, r_1)$  générateur de tension

$(\eta_2, r_2)$  générateur de courant

$v_N$  le potentiel au noeud  $N$  (commune entre les 3 branches)

$v_k$  le potentiel au noeud  $A_k$

on a  $v_1 - v_N = r_1 i_1 - e_1$

$i_1 = g_1(e_1 + v_1 - v_N)$

$i_2 = \eta_2 + g_2(v_2 - v_N)$

$i_3 = g_3(v_3 - v_N)$

la loi des noeuds au pt  $N$  :  $i_1 + i_2 + i_3 = 0$

$\Rightarrow g_1(v_1 - v_N) + g_2(v_2 - v_N) + g_3(v_3 - v_N) + g_1 e_1 + \eta_2 = 0$

### • Généralisation

Pour  $n$  branches (d'indice  $k$ ) parvenant en  $N$  et comportant éventuellement des sources de tension ou de courant la relation se généralise

$$\sum_k g_k [(V_k - V_N) + \varepsilon_k e_k] + \sum_k \varepsilon_k \eta_k = 0$$

$\varepsilon_k = +1$  si  $e_k$  ou  $\eta_k$  orienté vers  $N$ .

## 3.2 Théorème de Millman

Il s'agit d'une variante de la loi des noeuds en terme de potentiel

$$\left( \sum_k g_k \right) V_N = \sum_k g_k (V_k + \varepsilon_k e_k) + \sum_k \varepsilon_k \eta_k$$

$$V_N = \frac{\sum_k g_k (V_k + \varepsilon_k e_k) + \sum_k \varepsilon_k \eta_k}{\sum_k g_k}$$

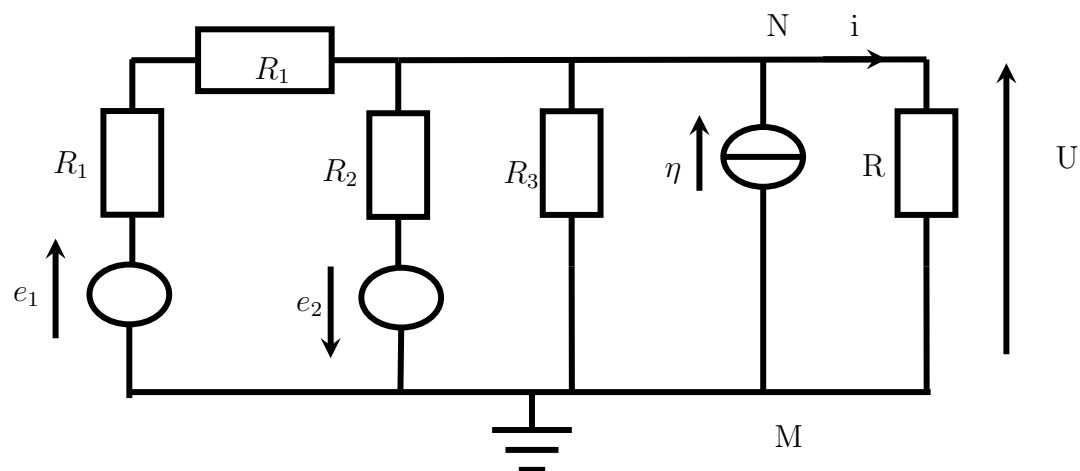
$\varepsilon_k = 1$  si  $e_k$  ou  $\eta_k$  orientés vers  $N$

En pratique les points  $A_k$  sont reliés à la masse  $V_k = 0$  donc le théorème de Millman devient :

$$V_N = V_N - V_{masse} = \frac{\sum_k g_k \varepsilon_k e_k + \sum_k \varepsilon_k \eta_k}{\sum_k g_k}$$

### • Application

Exprimer l'intensité  $i$  traversant la résistance de charge  $R$  en fonction des composantes du réseau



Théorème de Millman  $u = V_N - V_M = \frac{\frac{e_1}{2R_1} - \frac{e_2}{R_2} + \eta}{\frac{1}{2R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R}} = Ri$

$$i = \frac{1}{R} \frac{\frac{e_1}{2R_1} - \frac{e_2}{R_2} + \eta}{\frac{1}{2R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R}}$$

## 4 Modélisation des réseaux lineaires : théorèmes de bases

### 4.1 superposition des états-théorème d'Helmoltz

L'état électrique d'un réseau linéaire comportant une distribution quelconque de sources (tension ou courant) est obtenu en superposant les états associés à chaque source supposée seule dans le réseau .

- ▶ l'intensité du courant circulant dans une branche est la somme des intensités produites par chaque source supposée seule (on éteint les autres sources) .
- ▶ la tension aux bornes d'un dipôle est la somme des tensions produites par chaque source supposée seule .

● **Remarque** : En pratique on éteint une source indépendante (libre) de manière suivante :

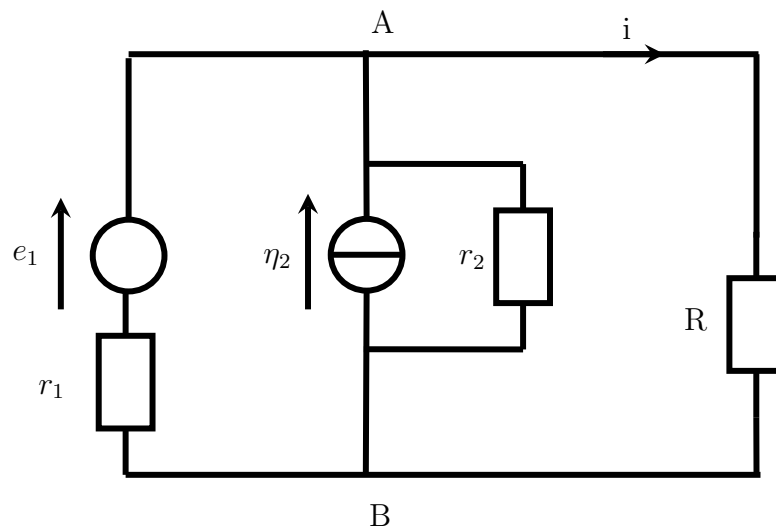
- ▶ source de tension est remplacée par un court circuit (fil conducteur)
- ▶ source de courant est remplacée par un circuit ouvert(coupe-circuit)

#### ● Application

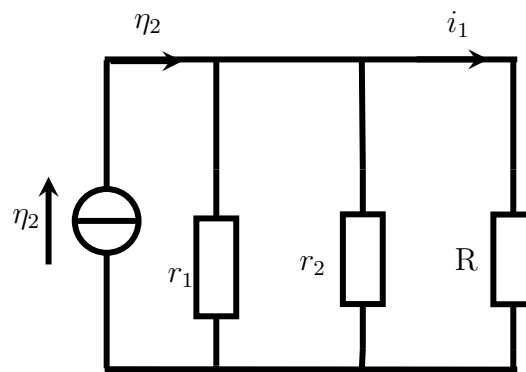
Exprimer l'intensité  $i$  du courant circulant dans la résistance  $R$  en superposant deux états électriques du réseau .

- ▶ Etat 1 ( $e_1 = 0, \eta_2 = 0$ ) correspond au courant  $i_1$
- ▶ Etat 2 ( $e_1, \eta_2 = 0$ ) correspond au courant  $i_2$

$$i = i_1 + i_2$$

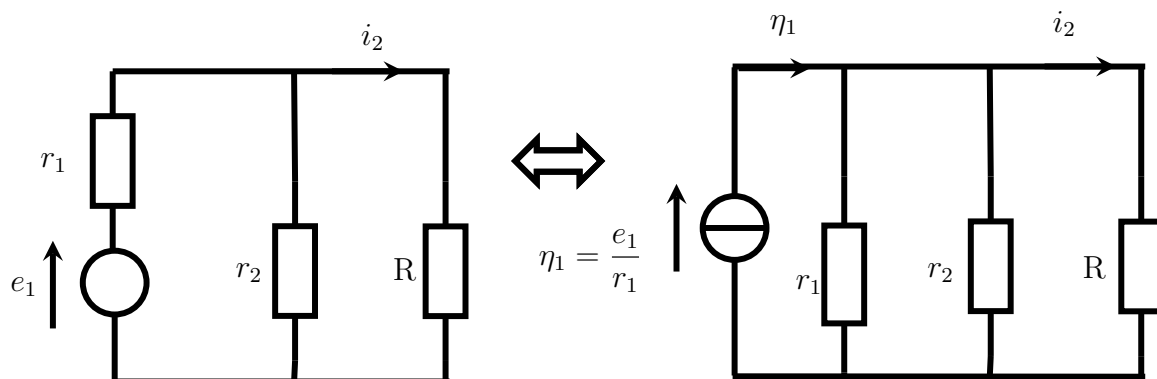


- si on éteint la source  $e_1$  on obtient un diviseur de courant



$$i_1 = \frac{\frac{1}{R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{r_1} + \frac{1}{r_2}} \eta_2$$

- pour l'état 2 on utilise le modèle de Norton



$$i_2 = \frac{\frac{1}{R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{r_1} + \frac{1}{r_2}} \eta_1$$

Donc

$$i = i_1 + i_2 = \frac{\frac{1}{R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{r_1} + \frac{1}{r_2}} \left( \frac{e_1}{r_1} + \eta_2 \right)$$

## 4.2 Théorème de Thevenin

Un réseau dipolaire linéaire, entre deux bornes A et B, peut être modélisé par une source de tension ou générateur de Thevenin .

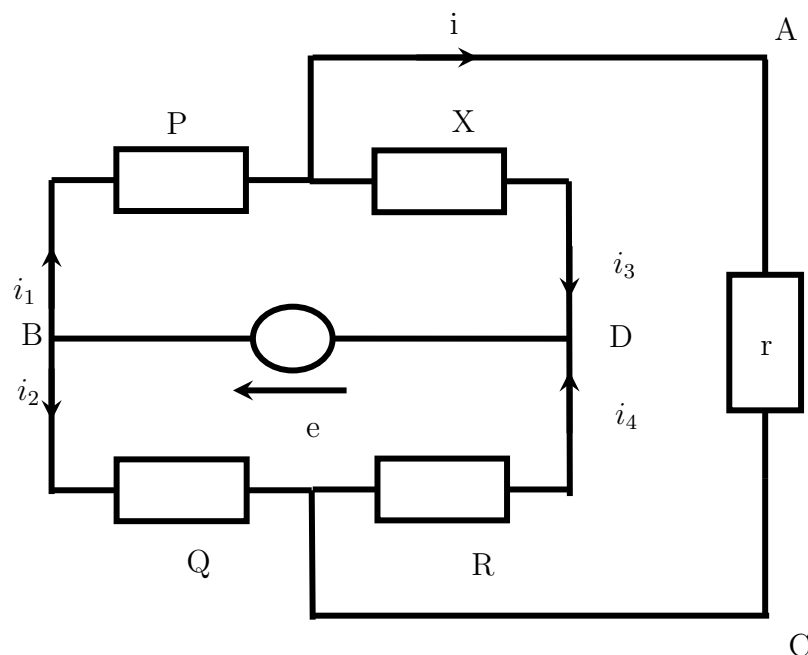
- ▶ de f.e.m  $e_{eq}$  égale à la tension en circuit ouvert entre A et B :  $e_{eq} = (u_{AB})_0$
- ▶ de résistance interne égale à la résistance équivalente  $R_{eq}$  du réseau dipolaire passif (après extinction des sources) entre A et B .

## 4.3 Théorème de Norton

Un réseau dipolaire linéaire, entre A et B, peut être modélisé par une source de courant ou générateur de Norton :

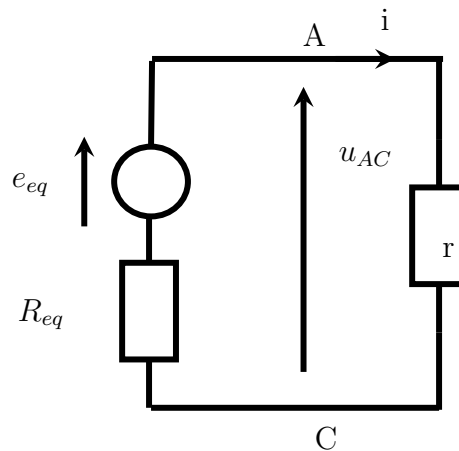
- ▶ de C.e.m  $\eta_{eq}$  égale au courant de court-circuit, entrant en B dans le réseau, A et B étant reliées par un fil conducteur.
- ▶ de conductance  $G_{eq} = \frac{1}{R_{eq}}$  ( $R_{eq}$  en parallèle avec la source libre ) .

## 4.4 Application : pont de Wheatston



Le pont de Wheatston est dit équilibré lorsque le courant  $i$  qui circule dans le galvanomètre de résistance  $r$  est nul .

#### 4.4.1 Modélisation du pont par le générateur de Thevenin ( $e_{eq}$ , $R_{eq}$ )



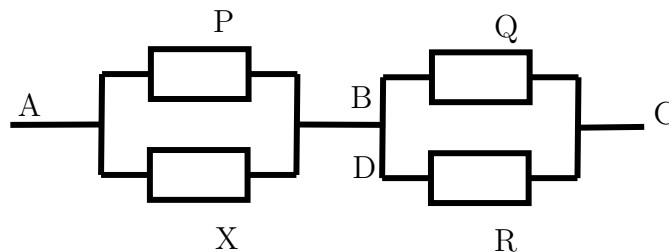
- **Calcul de  $e_{eq}$**   $e_{eq} = (u_{AC})_0$  le circuit est ouvert entre A et C (enlève la branche AC)

$$i_2 = i_4 \text{ et } i_1 = i_3$$

$$e = (P + X)i_1 = (Q + R)i_2$$

$$e_{eq} = -Pi_1 + Qi_2 = e\left(\frac{Q}{Q+R} - \frac{P}{P+X}\right) = e\frac{XQ - RP}{(Q+R)(P+X)} \text{ c'est la f.e.m de Thevenin}$$

- **Calcul de  $R_{eq}$**



$$R_{eq} = (P//X) + (Q//R) \Rightarrow R_{eq} = \frac{PX}{P+X} + \frac{RQ}{R+Q}$$

Le courant  $i = \frac{e_{eq}}{R_{eq} + r}$  loi de Pouillet

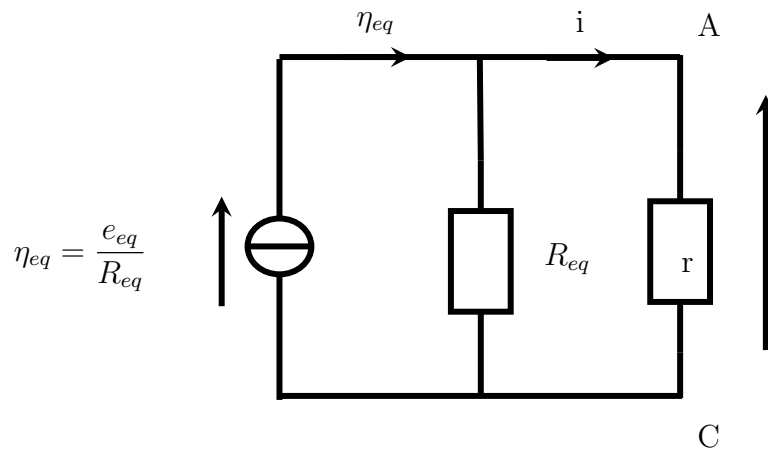
l'équilibre du pont exige  $i = 0 \Rightarrow R_{eq} = 0$  donc

$$\boxed{XQ = PR}$$

- **Utilité du pont** : le pont permet de déterminer la valeur de la résistance  $X$  inconnue



#### 4.4.2 Modélisation de Norton



$$i = \frac{e_{eq}}{R_{eq} + r}$$

$$i = 0 \Rightarrow XQ = PR$$