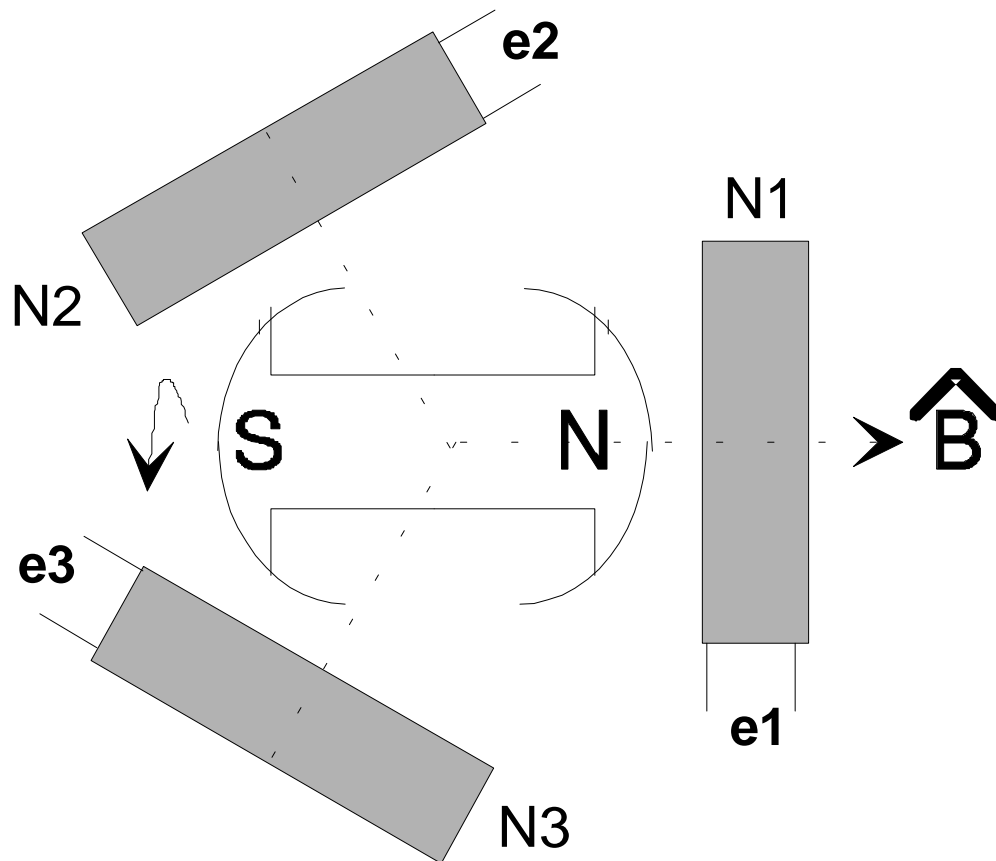




Circuits triphasés

Création d'un système de tensions triphasées



- Soit 3 bobines fixes de N spires ($N1=N2=N3=N$) (stator) et un aimant (rotor) entraîné à la vitesse ω .
- En canalisant le flux par un circuit magnétique de forme appropriée (répartition sinusoïdale du flux sous les pôles), il est possible d'obtenir un flux :

$$j = \hat{f} \cdot \cos \omega \cdot t$$



F.E.M induite

n Dans un enroulement

$$e = -N \frac{dj}{dt} = -N \cdot \cancel{I} \cdot (-w \cdot \sin w \cdot t) = N \cdot \cancel{I} \cdot w \cdot \sin w \cdot t = \cancel{E} \cdot \sin w \cdot t$$

n Pour les trois enroulements

$$j_1 = \cancel{I} \cdot \cos w \cdot t ; \quad j_2 = \cancel{I} \cdot \cos(w \cdot t - \frac{2p}{3}) ; \quad j_3 = \cancel{I} \cdot \cos(w \cdot t + \frac{2p}{3})$$

$$e_1 = \cancel{E} \cdot \sin w \cdot t ; \quad e_2 = \cancel{E} \cdot \sin(w \cdot t - \frac{2p}{3}) ; \quad e_3 = \cancel{E} \cdot \sin(w \cdot t + \frac{2p}{3})$$



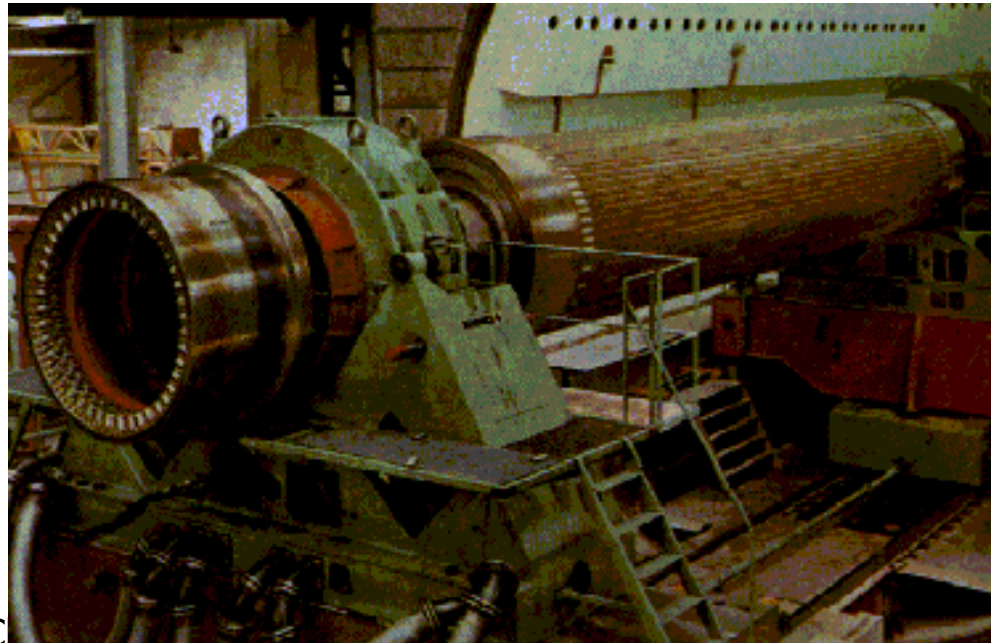
Pulsation w de la FEM

$$w = p.\Omega$$

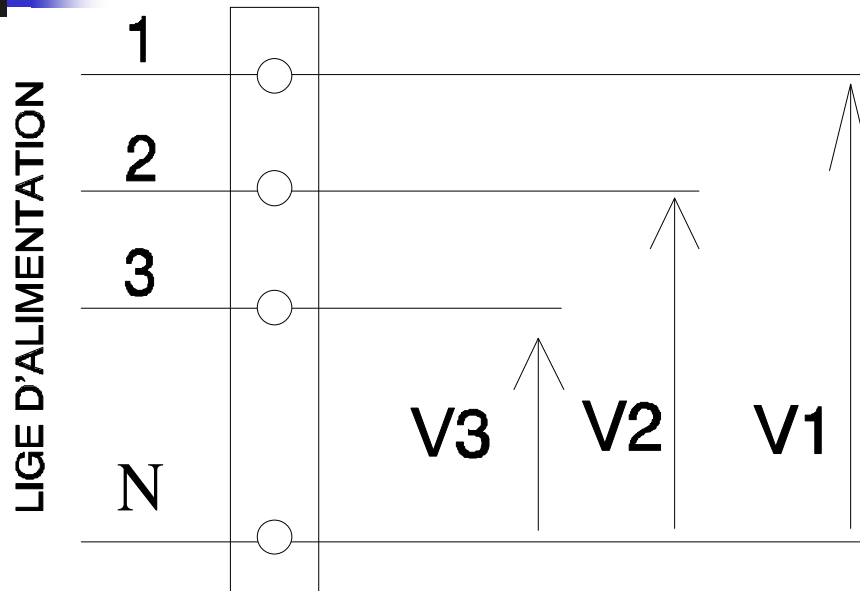
- p : nombre de paires de pôles
- Ω : vitesse angulaire en rd/s

Alternateur triphasé

- n Le flux est produit par le rotor à l'aide d'un enroulement inducteur alimenté en courant continu.
- n Le nombre de paires de pôles (p) est fonction de la vitesse de rotation, la fréquence des courants produites devant être constante : $F = p.n$;
- n La vitesse de rotation détermine le forme des pôles (turbo alternateur $N=3000$ tr/mn : $p=1$ pôles lisses).



Tensions triphasées simples



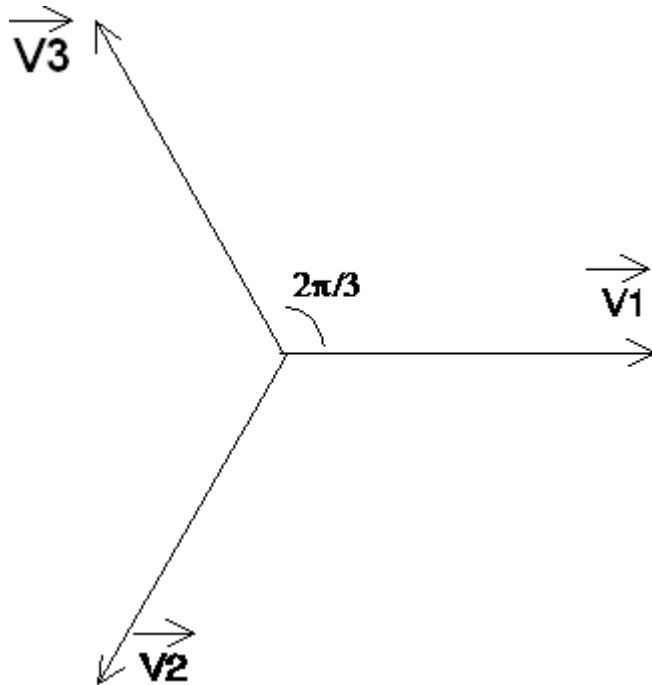
$$v_1 = V\sqrt{2} \sin w.t$$

$$v_2 = V\sqrt{2} \sin(w.t - \frac{2p}{3})$$

$$v_3 = V\sqrt{2} \sin(w.t + \frac{2p}{3})$$

Un tel système est dit équilibré en tension

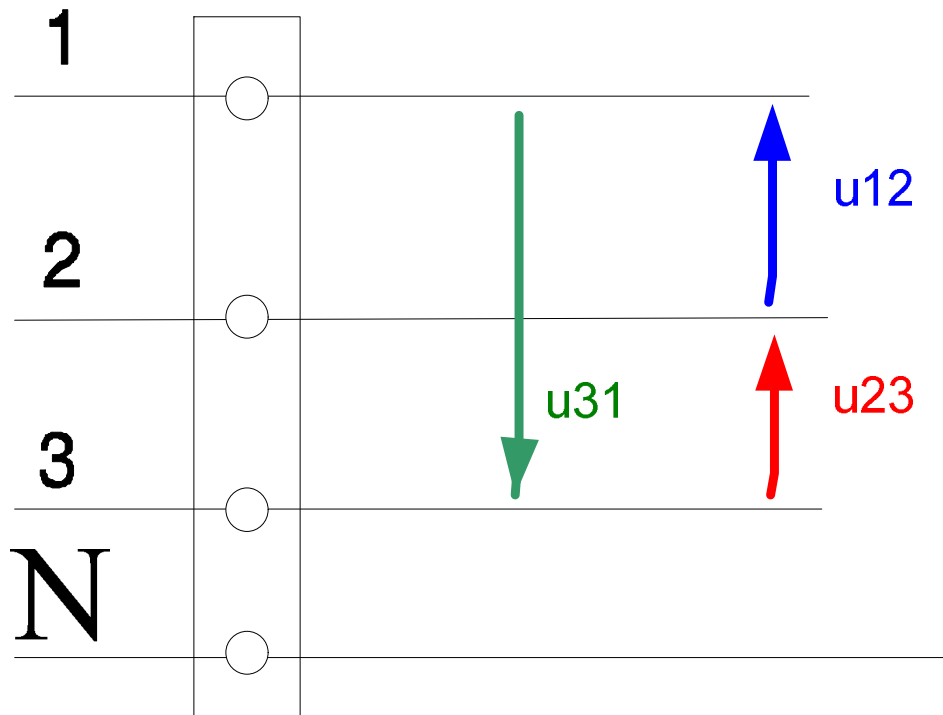
Représentation de Fresnel



$$\dot{V}_1 + \dot{V}_2 + \dot{V}_3 = \dot{0}$$

$$v_1 + v_2 + v_3 = 0$$

Tensions composées

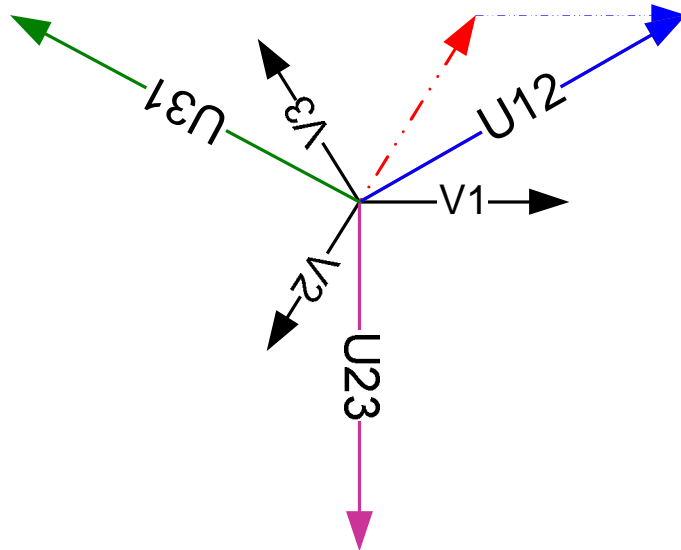


$$\begin{aligned} u_{12} &= v_1 - v_2 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{12} &= V_1 - V_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} u_{23} &= v_2 - v_3 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{23} &= V_2 - V_3 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} u_{31} &= v_3 - v_1 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{31} &= V_3 - V_1 \end{aligned}$$

Tensions composées (2)



$$\begin{aligned} u_{12} &= v_1 - v_2 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{12} &= V_1 - V_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} u_{23} &= v_2 - v_3 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{23} &= V_2 - V_3 \end{aligned}$$

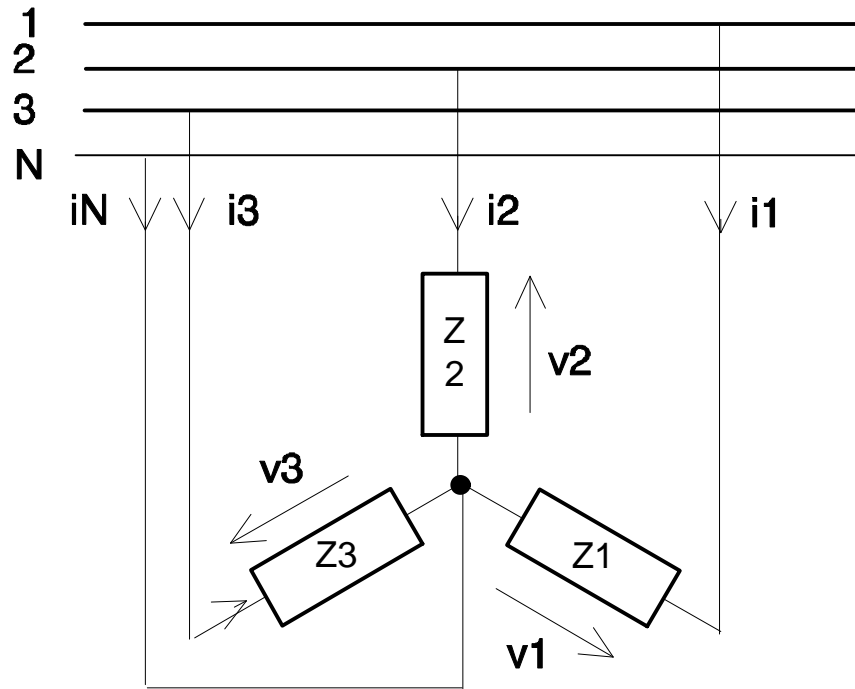
$$\begin{aligned} u_{31} &= v_3 - v_1 \\ \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \quad \mathbf{r} \\ U_{31} &= V_3 - V_1 \end{aligned}$$

$$|U_{12}| = 2 \cos \frac{p}{6} |V_1| = V \sqrt{3}$$



Couplage des récepteurs triphasés

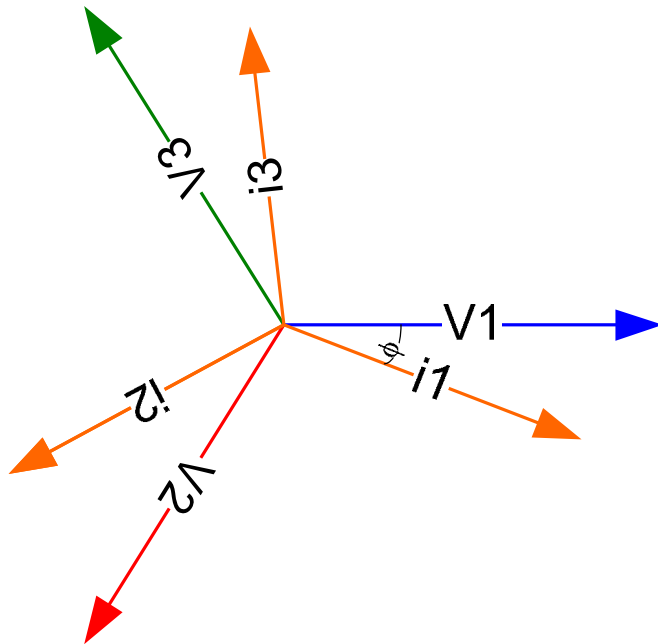
Couplage étoile



$$i_1 + i_2 + i_3 + i_N = 0$$

Récepteur équilibré si z_1 = z_2 = z_3

Récepteurs équilibrés



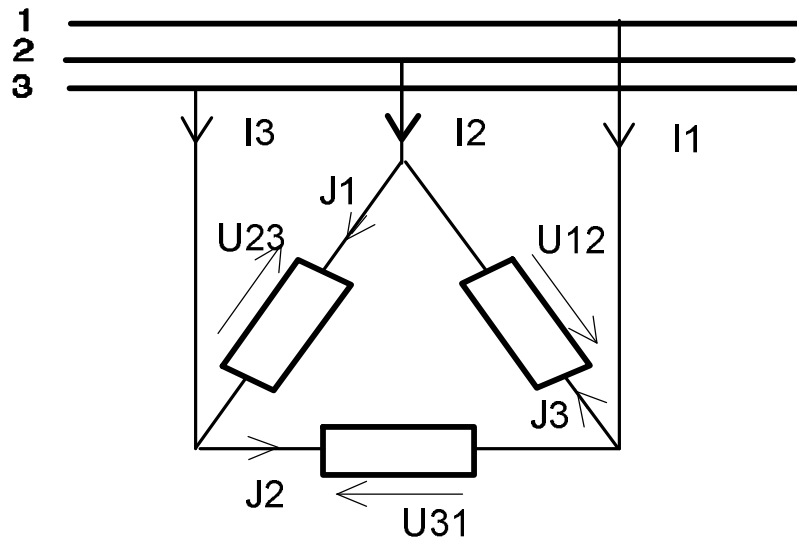
$$i_1 = I\sqrt{2} \sin(\omega.t - j)$$

$$i_2 = I\sqrt{2} \sin(\omega.t - j - \frac{2p}{3})$$

$$i_3 = I\sqrt{2} \sin(\omega.t - j + \frac{2p}{3})$$

$i_1 + i_2 + i_3 = 0$ ∴ le fil neutre devient inutile

Couplage triangle



$$i_1 = j_3 - j_2 \Rightarrow \dot{I}_1 = \dot{J}_3 - \dot{J}_2$$

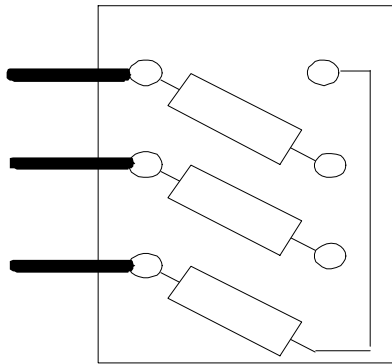
$$i_2 = j_1 - j_3 \Rightarrow \dot{I}_2 = \dot{J}_1 - \dot{J}_3$$

$$i_3 = j_2 - j_1 \Rightarrow \dot{I}_3 = \dot{J}_2 - \dot{J}_1$$

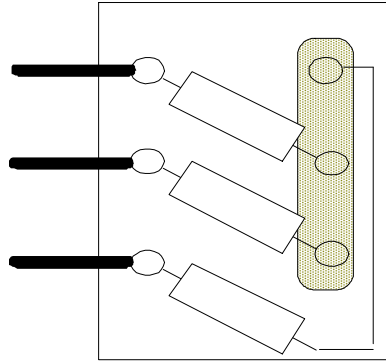
$$I = J\sqrt{3}$$

Récapitulation & normalisation des connexions

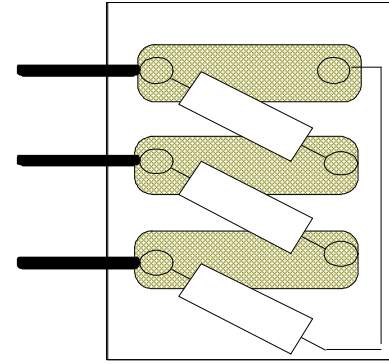
| Couplage | Courant/phase | tension/phase |
|----------|------------------|------------------------|
| Y | I | V |
| D | $J = I/\sqrt{3}$ | $U = V \cdot \sqrt{3}$ |



**Couplage
étoile (Y)**



**Couplage
triangle (D)**





Puissance en triphasé



Expression de la puissance

n Puissance active

$$P = \frac{1}{T} \int_0^t p \cdot dt$$

$$\text{avec } p = u \cdot i$$



Puissance en monophasé

n $p = U\sqrt{2}\sin\omega.t \bullet I\sqrt{2}\sin(\omega.t + \varphi)$

$$p = 2UI \sin\omega.t \bullet \sin(\omega.t + \varphi)$$

n $2\sin(\omega.t + \varphi) \bullet \sin\omega.t =$
 $\cos(\omega.t + \varphi - \omega.t) - \cos(\omega.t + \varphi + \omega.t)$

n $p = UI \cos \varphi - UI \cos(2\omega.t + \varphi)$

n Valeur moyenne : **$P = UI \cos \varphi$**

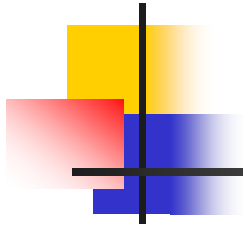


Puissance en triphasé

- n Phase 1
 $v_1 = V\sqrt{2}\sin\omega.t$; $i_1 = I\sqrt{2}\sin(\omega.t - \varphi)$
- n Phase 2
 $v_2 = V\sqrt{2}\sin(\omega.t - 2\pi/3)$; $i_2 = I\sqrt{2}\sin(\omega.t - 2\pi/3 - \varphi)$
- n Phase 3
 $v_3 = V\sqrt{2}\sin(\omega.t - 4\pi/3)$; $i_3 = I\sqrt{2}\sin(\omega.t - 4\pi/3 - \varphi)$
- n $p = V.I [\cos \varphi - \cos(2\omega.t - \varphi) + \cos \varphi - \cos(2\omega.t - \varphi - 4\pi/3) + \cos \varphi - \cos(2\omega.t - \varphi - 8\pi/3)]$

$$p = 3 V I \cos j = P$$

Intérêt des récepteurs triphasés



- n La puissance instantanée absorbée par un récepteur triphasé équilibré est constante.**
- n Cette propriété constitue un des avantages des récepteur triphasés par rapport aux monophasés. Exemple : le couple instantané d'un moteur triphasé est constant.**



Puissance apparente

$$S = \sqrt{P^2 + Q^2}$$

$$S = \sqrt{3 V I^2 \cos \varphi^2 + 3 V I^2 \sin \varphi^2}$$

$$S = \sqrt{3} UI$$



Puissance réactive

$$n \quad Q = U \cdot I \cdot \sin \varphi \quad (\text{monophasé})$$

$$n \quad Q = U \cdot I \cdot \sqrt{3} \sin \varphi \quad (\text{triphasé})$$



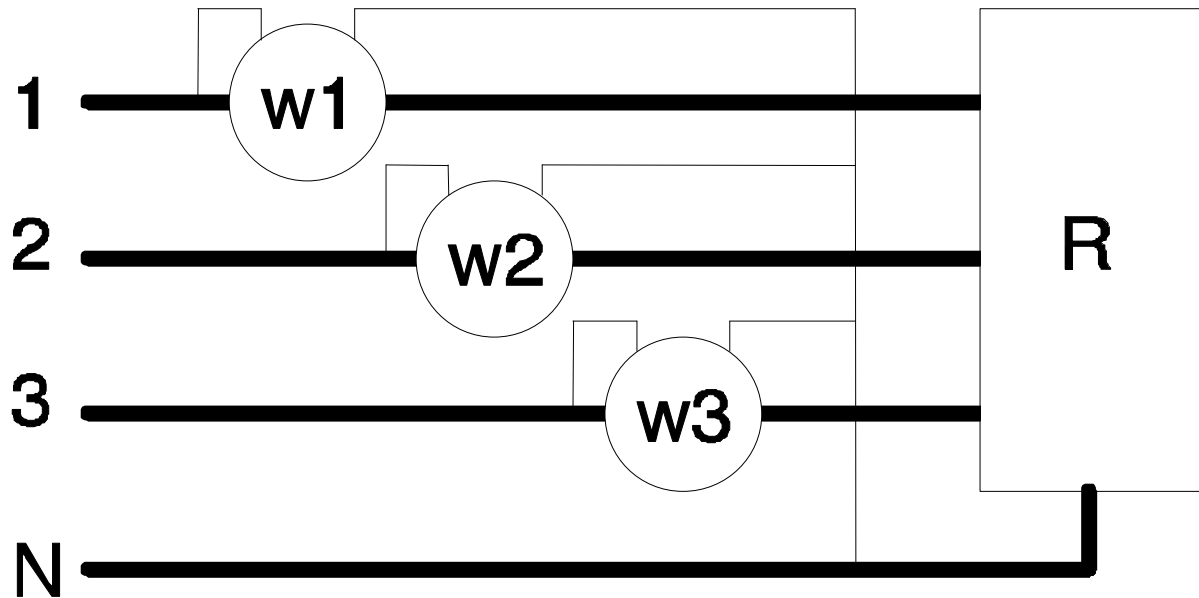
Facteur de puissance

$$FP = \frac{P}{S}$$



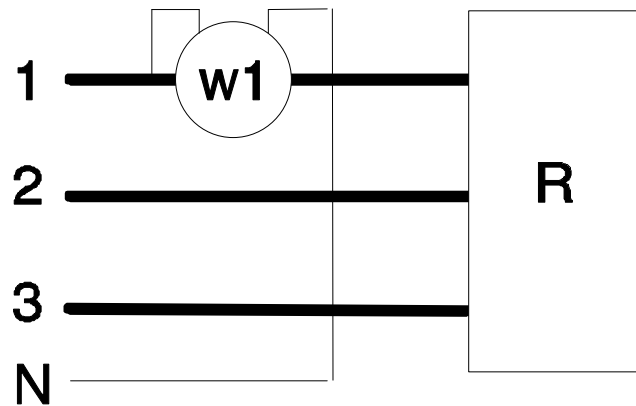
Mesure de la puissance

Cas général : récepteurs équilibrés et déséquilibrés

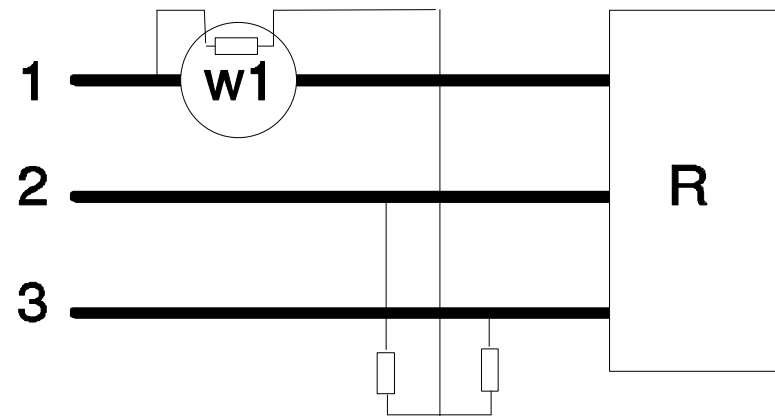


$$P = W1 + W2 + W3$$

Récepteurs équilibrés

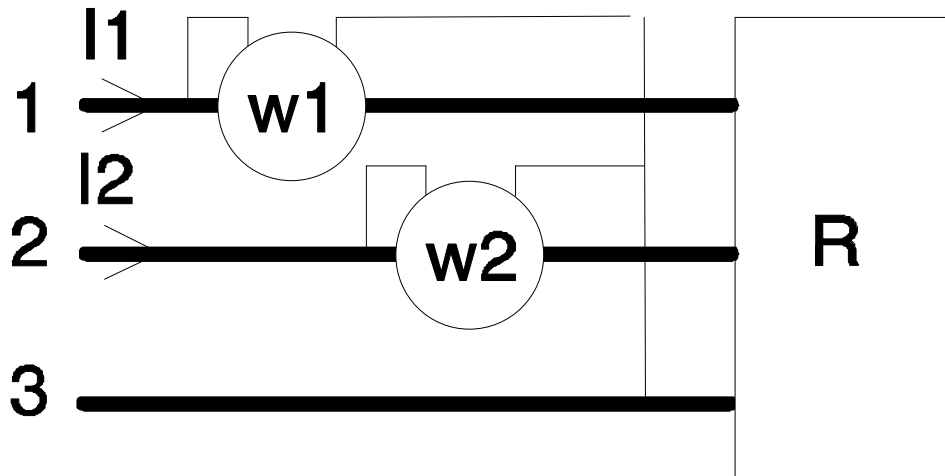


Avec neutre $P = 3W1$

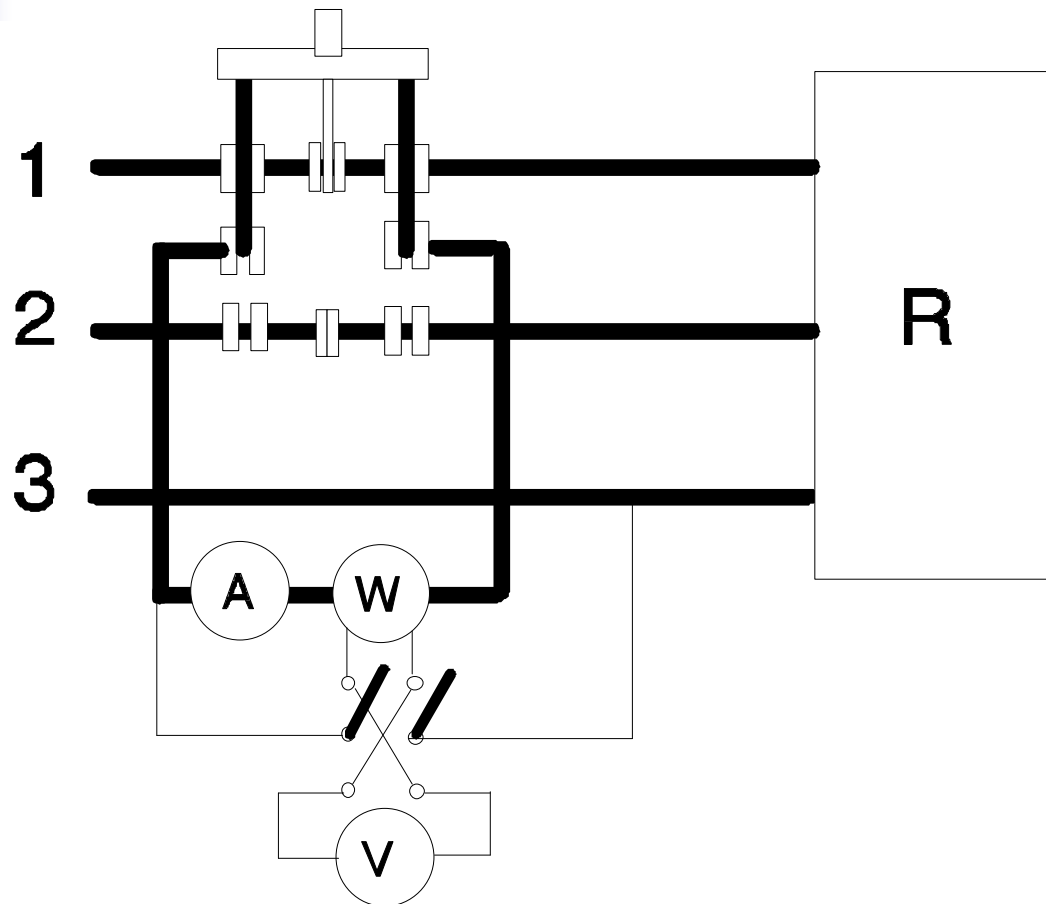


Avec neutre artificiel $P = 3W1$

Méthode des deux wattmètres



Méthode des deux wattmètres (montage pratique)





Méthode des deux wattmètres

Calcul de la puissance

$$w_1 = U_{13} I_1 \cos(\overset{\mathbf{r}}{I_1}, \overset{\mathbf{r}}{U_{13}}) = UI_1 \cos(j - \frac{p}{6})$$

$$w_2 = U_{23} I_2 \cos(\overset{\mathbf{r}}{I_2}, \overset{\mathbf{r}}{U_{23}}) = UI_2 \cos(j + \frac{p}{6})$$

$$\begin{aligned} w_1 + w_2 &= UI \left[\cos(\varphi - \frac{\pi}{6}) + \cos(\varphi + \frac{\pi}{6}) \right] \\ &= UI \cdot 2 \cos \frac{\pi}{6} \cos \varphi = 2 \frac{\sqrt{3}}{2} UI \cos \varphi \\ &= \sqrt{3} UI \cos \varphi = P \end{aligned}$$