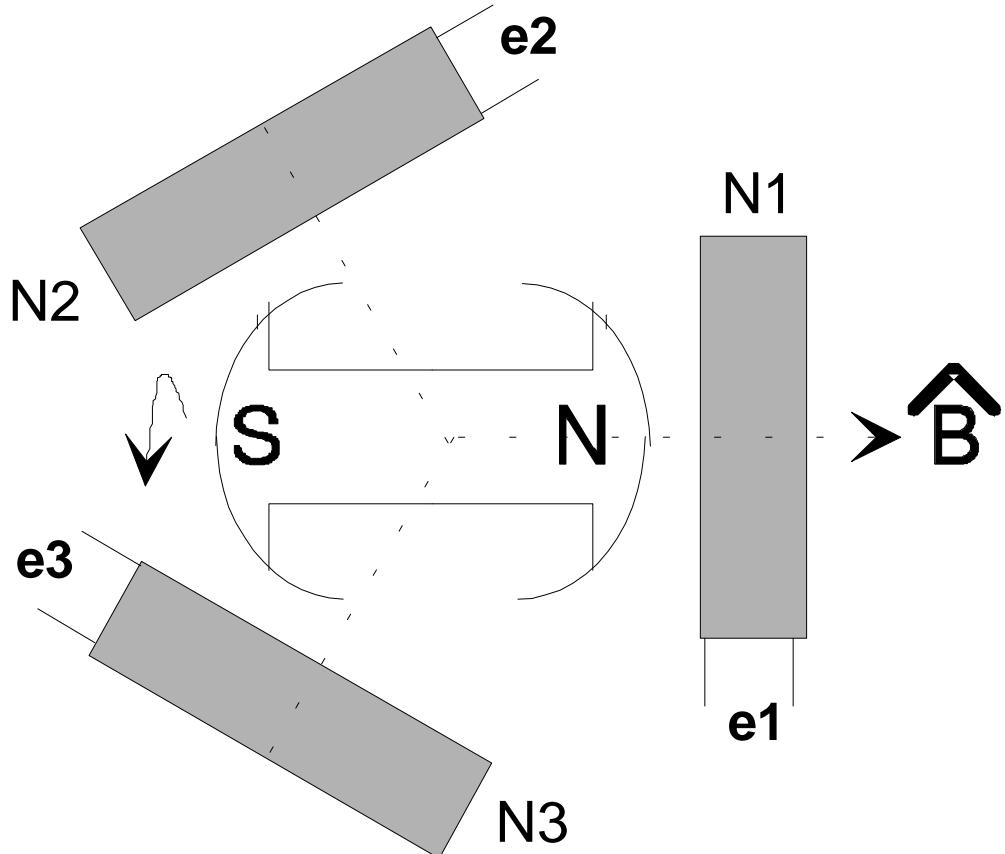


Circuits triphasés

Création d'un système de tensions triphasées



- Soit 3 bobines fixes de N spires ($N_1=N_2=N_3=N$) (stator) et un aimant (rotor) entraîné à la vitesse w .
- 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 :

$$j = f \cdot \cos w \cdot t$$



F. E. M induite

n Dans un enroulement

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

n Pour les trois enroulements

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

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

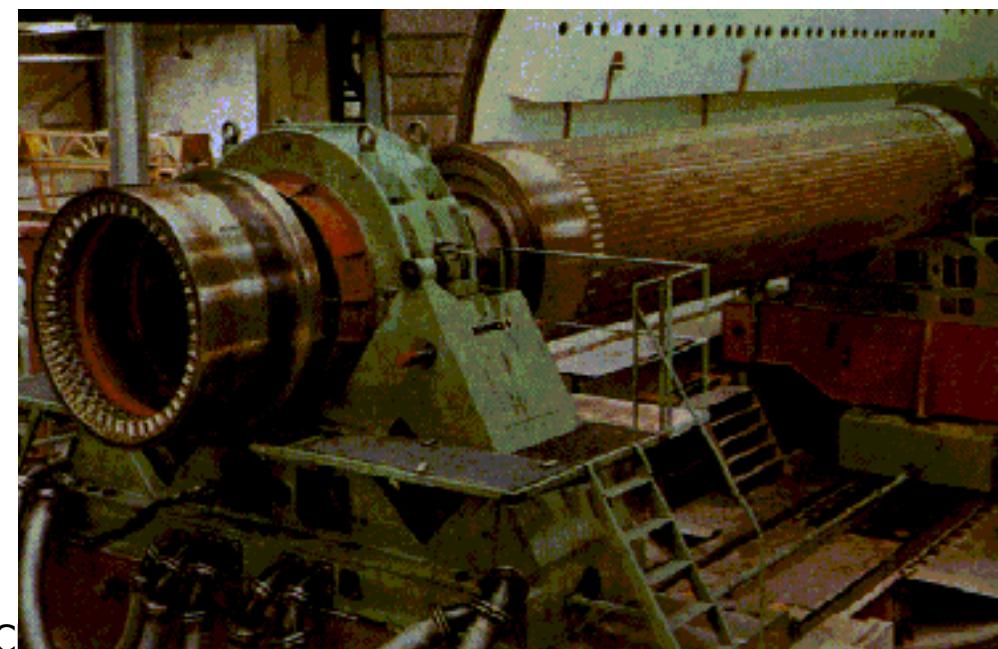
Pulsation w de la FEM

$$w = p \cdot \Omega$$

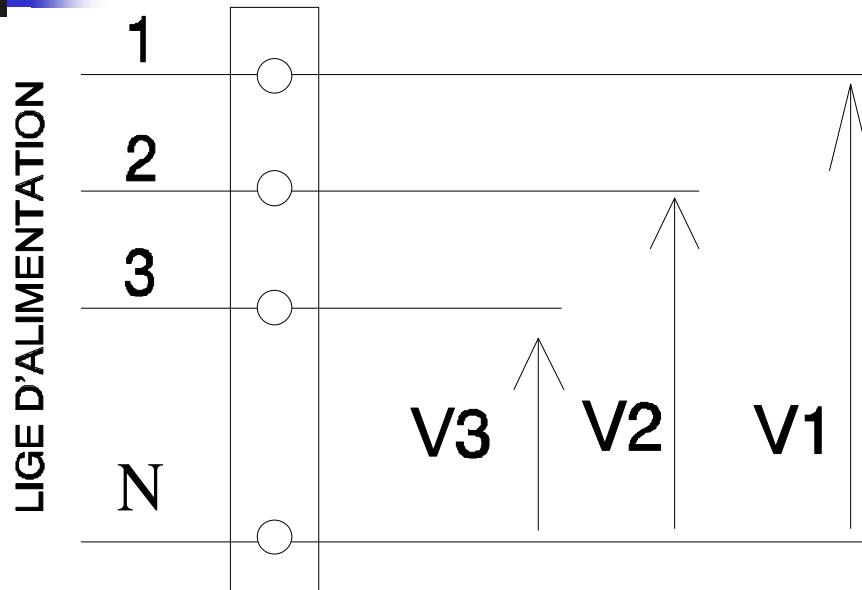
- p : nombre de paires de pôles
- Ω : vitesse angulaire en rd/s

Alternateur triphasé

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



Tensions triphasées simples



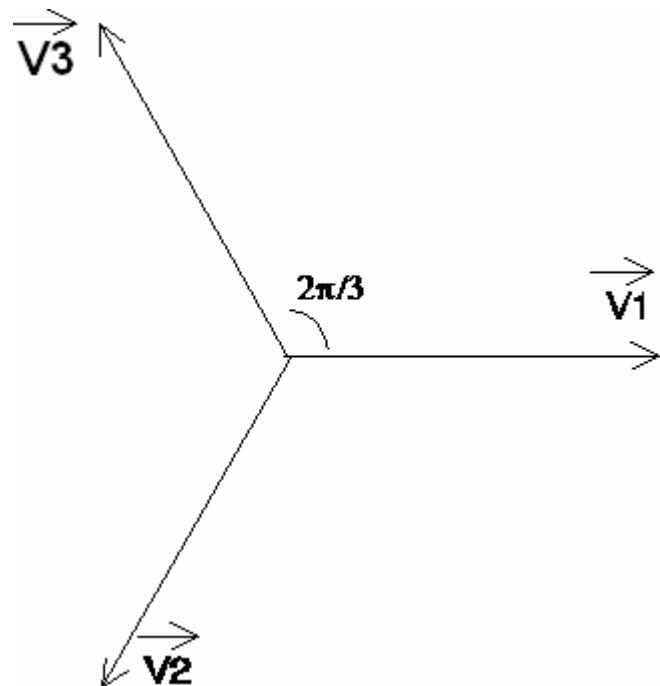
$$v_1 = V \sqrt{2} \sin w.t$$

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

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

Un tel système est dit équilibré en tension

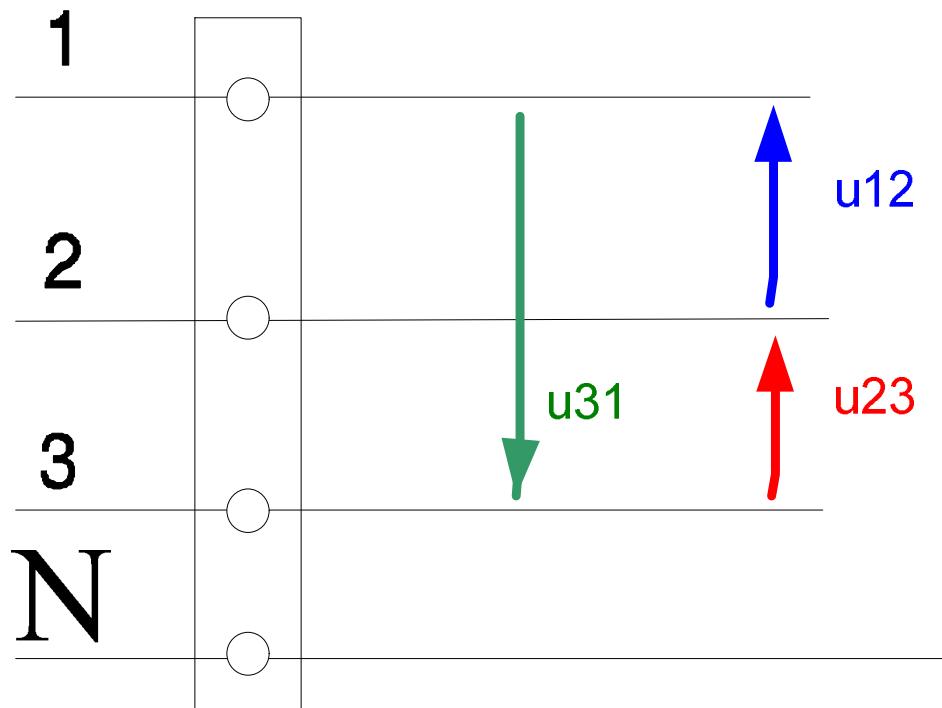
Représentation de Fresnel



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

$$v_1 + v_2 + v_3 = 0$$

Tensions composées

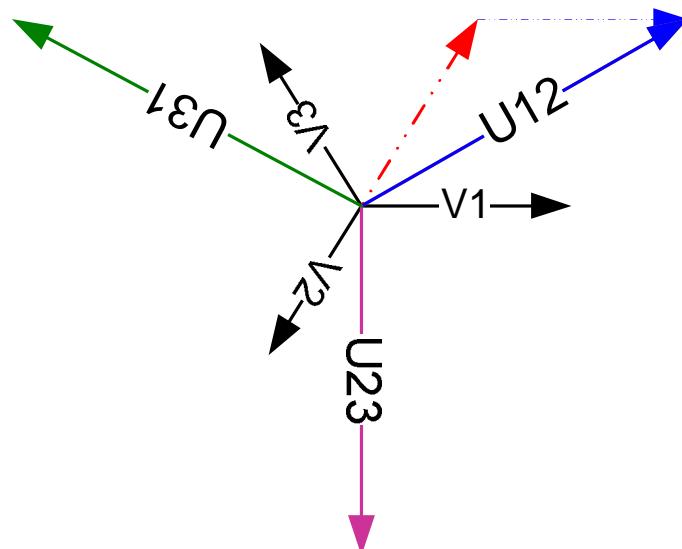


$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{12} &= v_1 - v_2 \\ \mathbf{U}_{12} &= V_1 - V_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{23} &= v_2 - v_3 \\ \mathbf{U}_{23} &= V_2 - V_3 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{31} &= v_3 - v_1 \\ \mathbf{U}_{31} &= V_3 - V_1 \end{aligned}$$

Tensions composées (2)

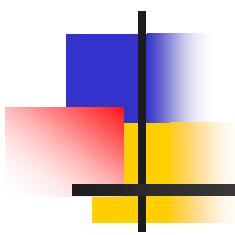


$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{12} &= \mathbf{v}_1 - \mathbf{v}_2 \\ \mathbf{U}_{12} &= \mathbf{V}_1 - \mathbf{V}_2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{23} &= \mathbf{v}_2 - \mathbf{v}_3 \\ \mathbf{U}_{23} &= \mathbf{V}_2 - \mathbf{V}_3 \end{aligned}$$

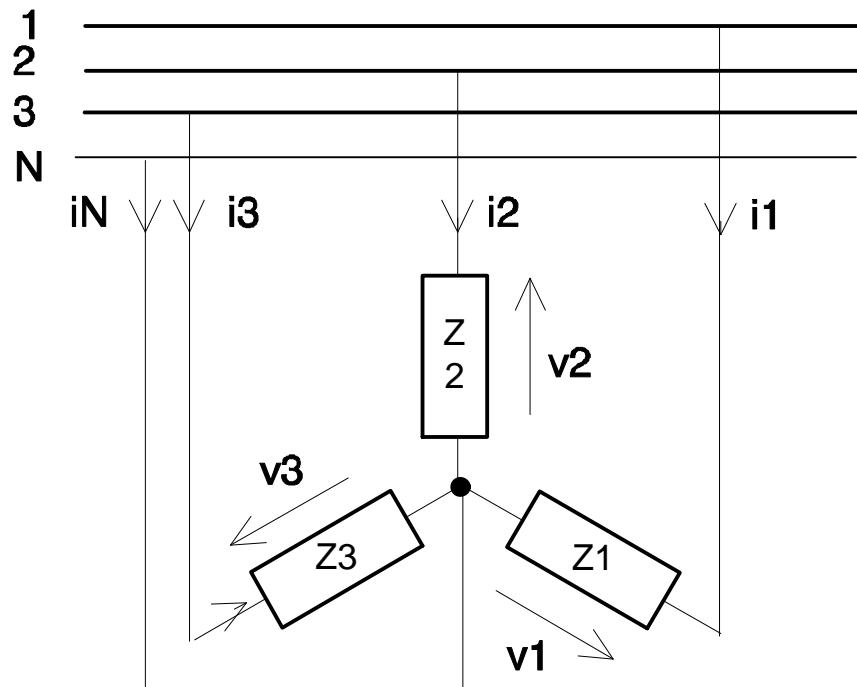
$$\begin{aligned} \mathbf{u}_{31} &= \mathbf{v}_3 - \mathbf{v}_1 \\ \mathbf{U}_{31} &= \mathbf{V}_3 - \mathbf{V}_1 \end{aligned}$$

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



Couplage des récepteurs triphasés

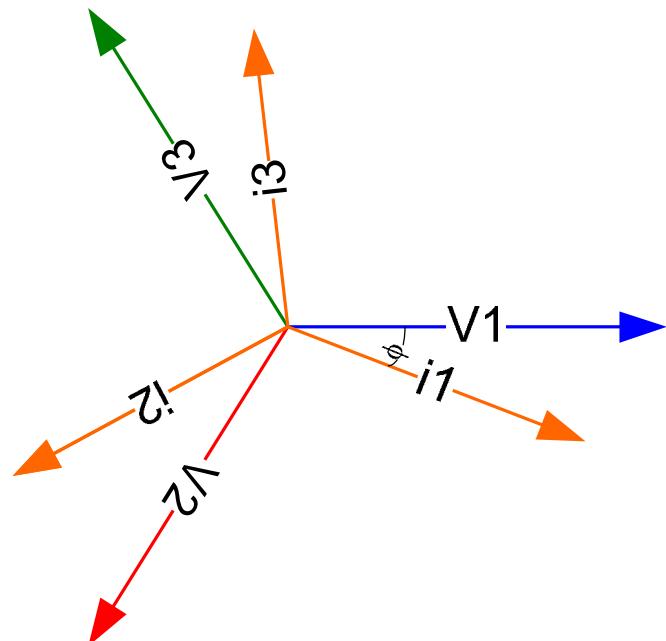
Couplage étoile



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

Récepteur équilibré si $z_1 = z_2 = z_3$

Récepteurs équilibrés



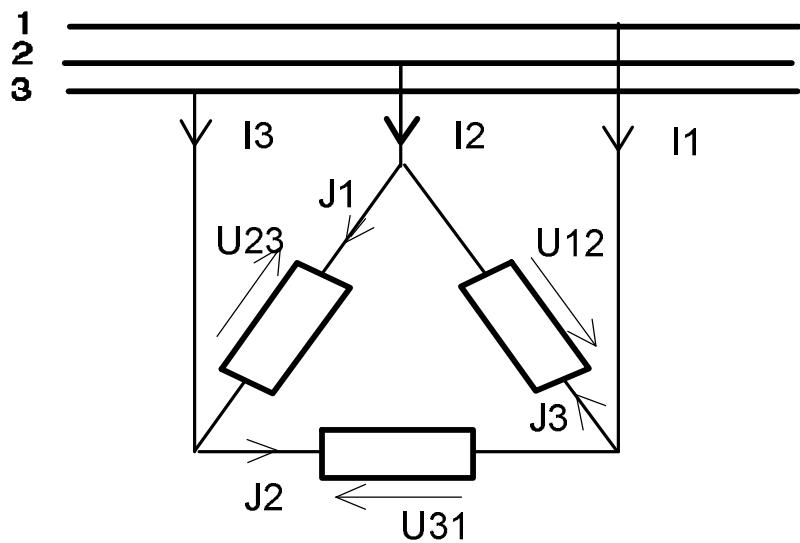
$$i_1 = I\sqrt{2} \sin(w.t - j)$$

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

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

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

Couplage triangle



$$i_1 = j_3 - j_2 \Rightarrow I_1 = J_3 - J_2$$

$$i_2 = j_1 - j_3 \Rightarrow I_2 = J_1 - J_3$$

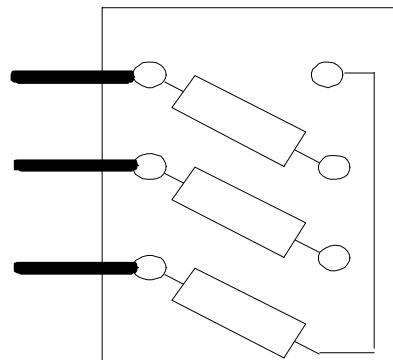
$$i_3 = j_2 - j_1 \Rightarrow I_3 = J_2 - J_1$$

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

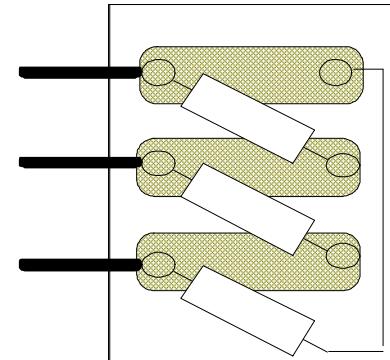
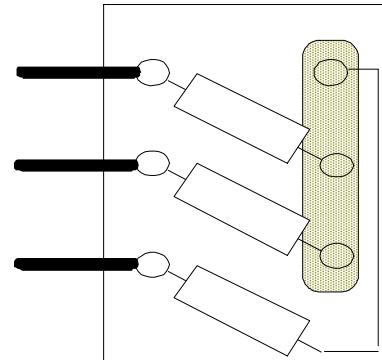
Récapitulation & normalisation des connexions

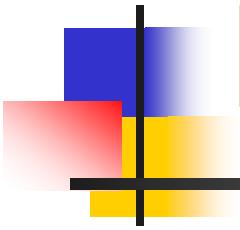
Couplage	Courant/phase	tension/phase
Y	I	V
D	$J=I/\sqrt{3}$	$U=V\sqrt{3}$

Couplage étoile (Y)

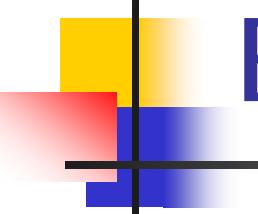


Couplage triangle (D)





Puissance en triphasé



Expression de la puissance

■ Puissance active

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

avec $p = u \cdot i$

Puissance en monophasé

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

- Valeur moyenne : **$P = UI \cos j$**

Puissance en triphasé

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

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

Intérêt des récepteurs triphasés

- **La puissance instantanée absorbée par un récepteur triphasé équilibré est constante.**
- **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

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

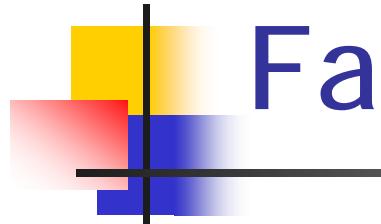
$$S = \sqrt{3VI^2 \cos \phi^2 + 3VI^2 \sin \phi^2}$$

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

Puissance réactive

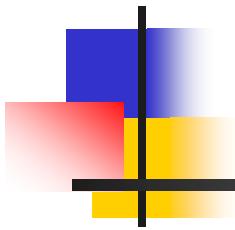
■ $Q = U \cdot I \cdot \sin \varphi$ (monophasé)

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



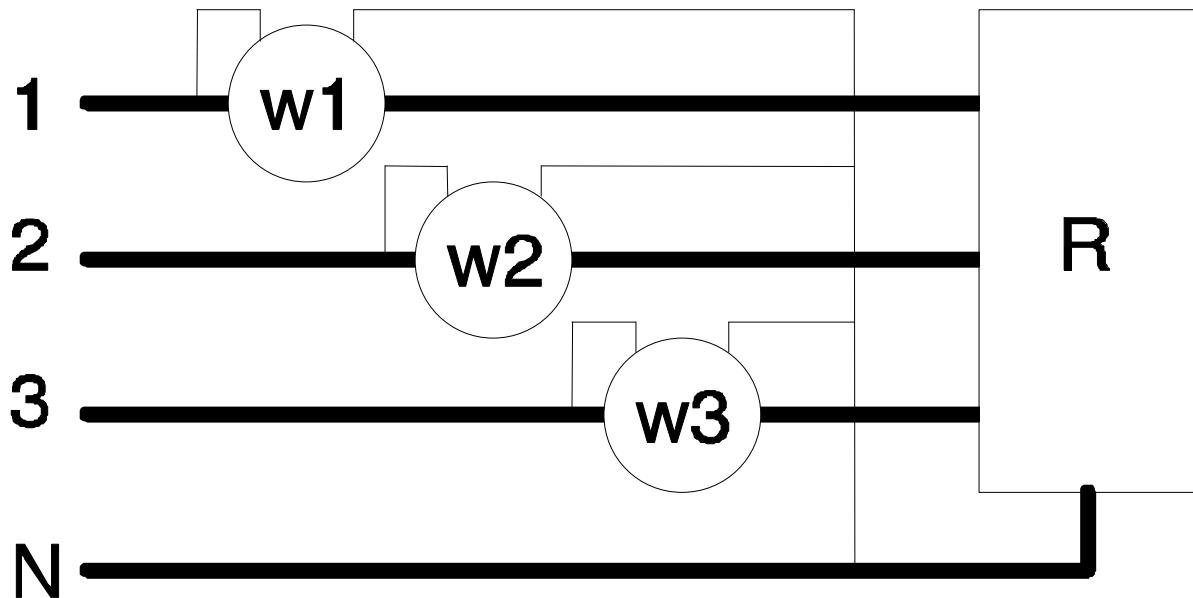
Facteur de puissance

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



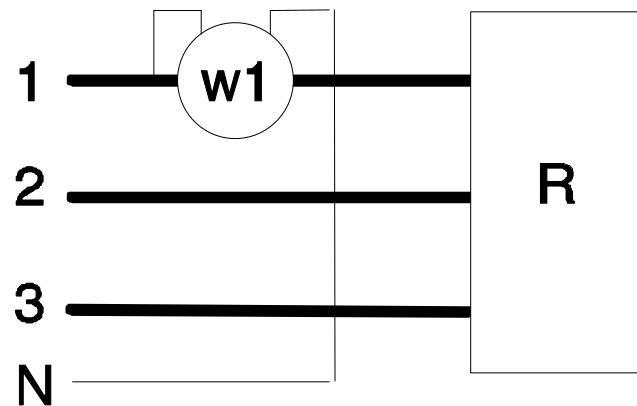
Mesure de la puissance

Cas général : récepteurs équilibrés et déséquilibrés

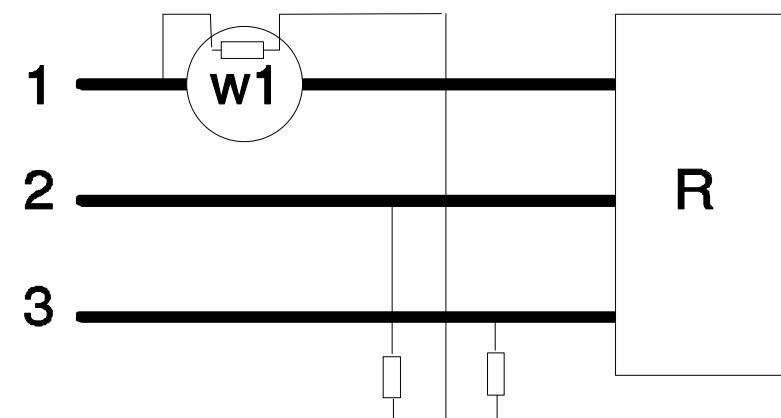


$$P = W_1 + W_2 + W_3$$

Récepteurs équilibrés

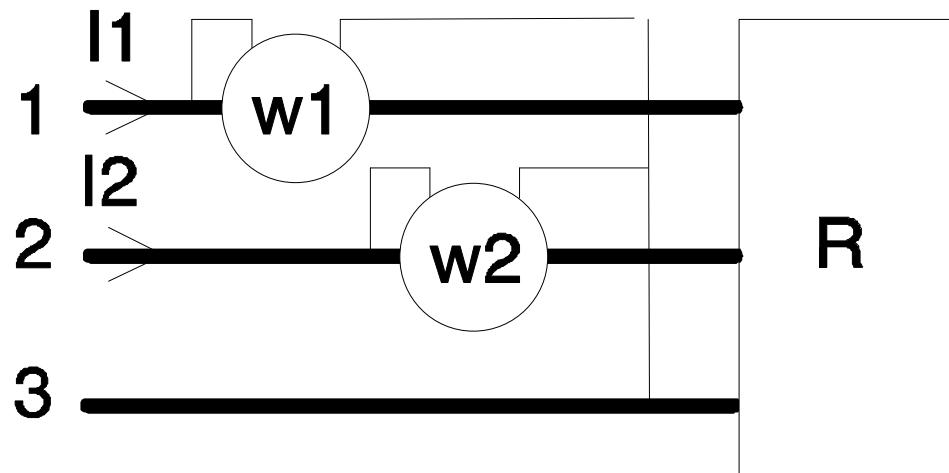


Avec neutre $P = 3W_1$

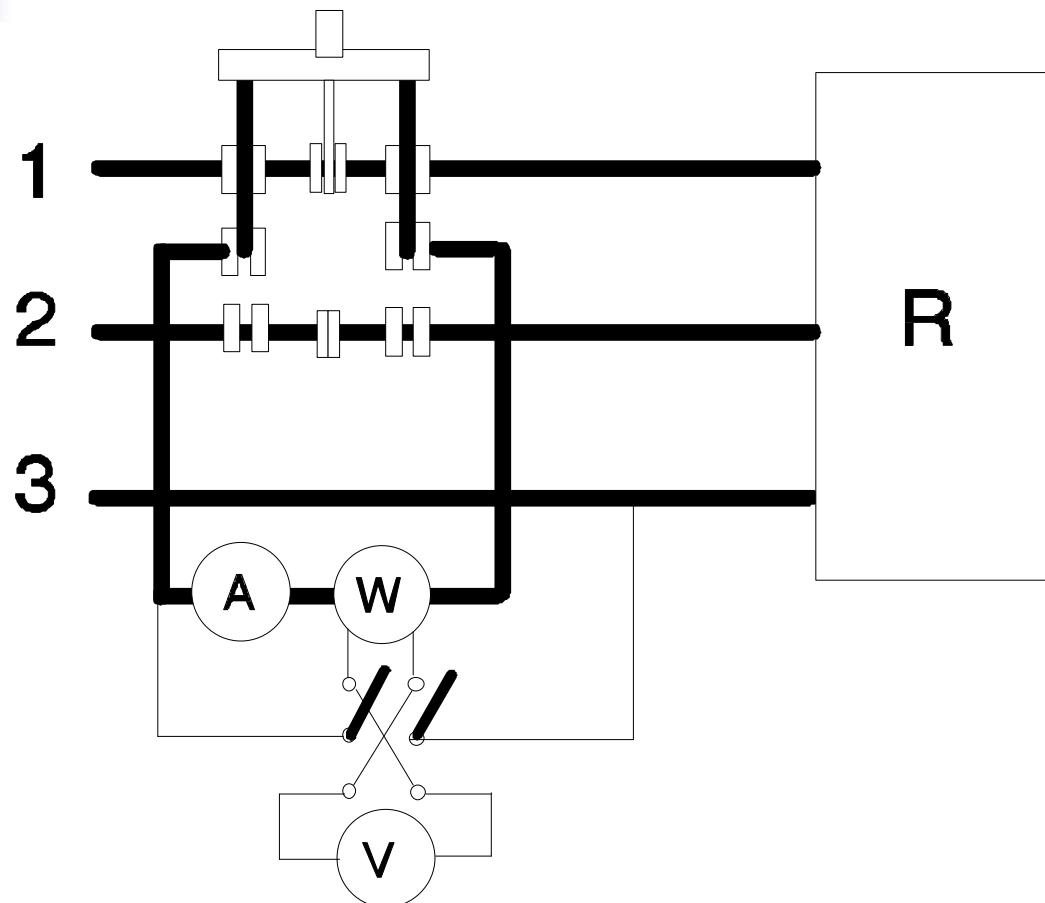


Avec neutre artificiel $P = 3W_1$

Méthode des deux wattmètres



Méthode des deux wattmètres (montage pratique)



Méthode des deux wattmètres

Calcul de la puissance

$$w_1 = U_{13} I_1 \cos(\vec{I}_1, \vec{U}_{13}) = UI_1 \cos(j - \frac{p}{6})$$

$$w_2 = U_{23} I_2 \cos(\vec{I}_2, \vec{U}_{23}) = UI_2 \cos(j + \frac{p}{6})$$

$$w_1 + w_2 = UI \left[\cos\left(\varphi - \frac{\pi}{6}\right) + \cos\left(\varphi + \frac{\pi}{6}\right) \right]$$

$$= UI \cdot 2 \cos \frac{\pi}{6} \cos \varphi = 2 \frac{\sqrt{3}}{2} UI \cos \varphi$$

$$= \sqrt{3} UI \cos \varphi = P$$