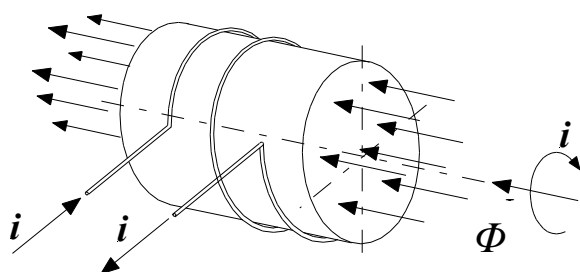
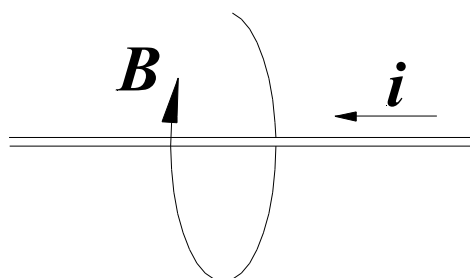


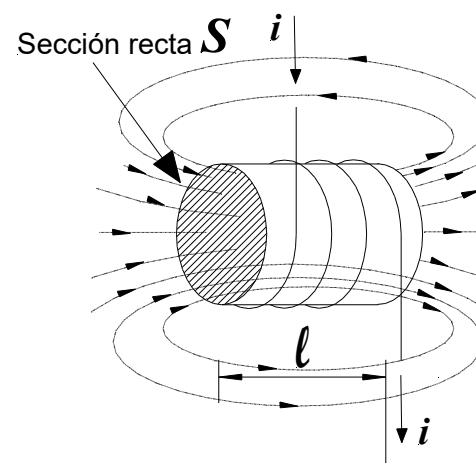
CIRCUITOS ACOPLADOS MAGNÉTICAMENTE

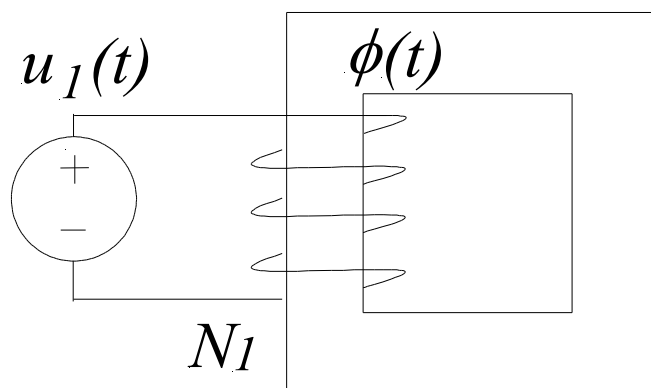


Efectos magnéticos de la corriente



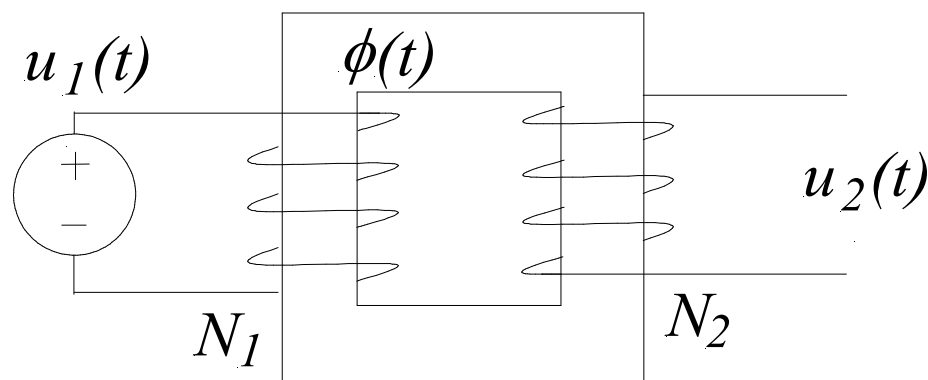
$$\Phi = B \cdot S$$





$$\phi(t) = \frac{1}{N_1} \int u_1 dt$$

De acuerdo a la ley de Faraday $u(t) = N \frac{d\phi}{dt}$



➔ $u_2(t) = N_2 \frac{d\phi(t)}{dt}$

El signo de $u_2(t)$ debe ser tal que el efecto se oponga a la causa que le da origen, por lo tanto:

$$u_2(t) = -N_2 \frac{d\phi(t)}{dt}$$

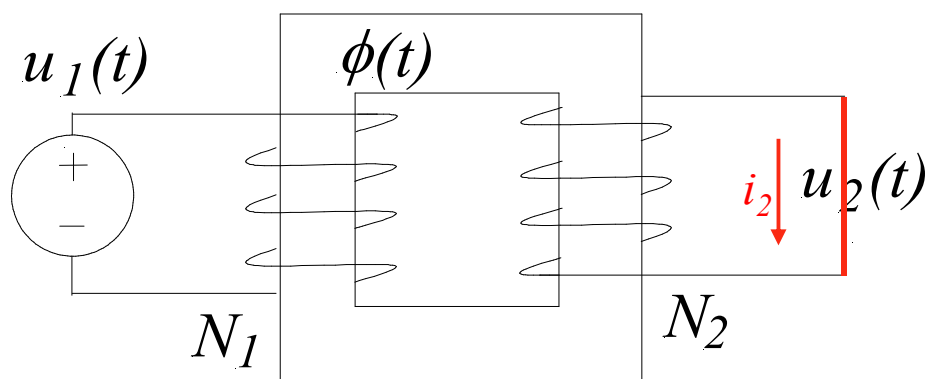
Ley de Lenz

Por otra parte, en
una bobina
(relación constitutiva)

$$u(t) = L \frac{di}{dt}$$

junto a $u(t) = N \frac{d\phi}{dt}$

resulta $L = N \frac{\phi}{i}$ **Autoinductancia**



Además, si la bobina de la derecha se
cortocircuitara

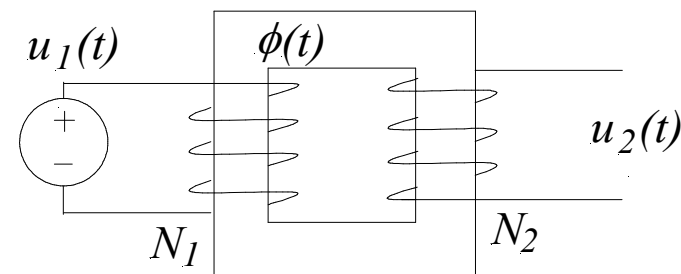
$$N_2 \frac{d\phi(t)}{dt} = L_2 \frac{di_2(t)}{dt}$$

Recordando la expresión:

$$u_2(t) = N_2 \frac{d\phi(t)}{dt}$$

que se puede reescribir

$$u_2(t) = M \frac{di_1(t)}{dt}$$



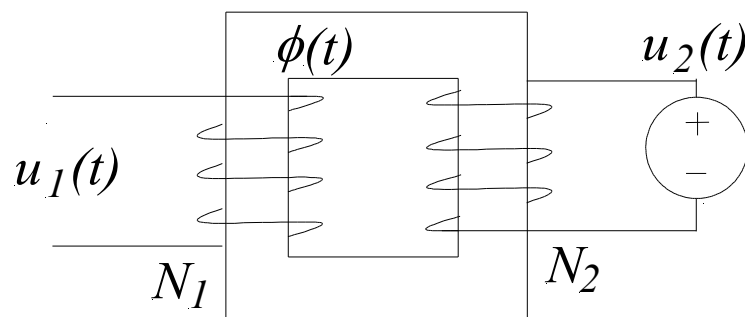
e indica que u_2 depende de i_1 a través de una constante M ,
llamada **inductancia mutua**

Y combinando $u_2(t) = N_2 \frac{d\phi(t)}{dt}$ y $u_2(t) = M \frac{di_1(t)}{dt}$ resulta $M = N_2 \frac{\phi}{i_1}$

Además, la relación de $u_1(t) = N_1 \frac{d\phi(t)}{dt}$ y $u_2(t) = N_2 \frac{d\phi(t)}{dt}$ a través del flujo, origina

$$a = \frac{N_1}{N_2} = \frac{u_1}{u_2} \quad \text{relación de transformación}$$

Expresiones matemáticas similares se obtendrían si se intercambian la fuente y la bobina pasiva



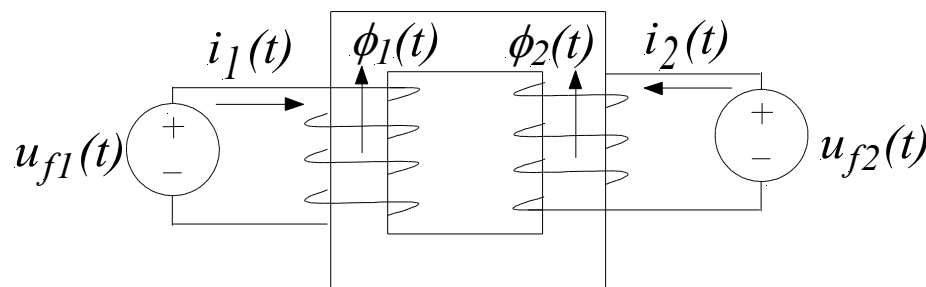
$$u_1(t) = M \frac{di_2(t)}{dt}$$

$$u_2(t) = L_2 \frac{di_2(t)}{dt}$$

CONCLUSIÓN

Se ha podido representar un efecto magnético mediante una relación entre tensiones y corrientes, en vez de considerar flujos u otras variables magnéticas

*Si ambas bobinas fueran activas
(alimentadas con fuentes)*



*aparece un flujo neto, que es compartido por ambas bobinas, y se suele denominar
flujo mutuo o concatenado*

Se puede plantear un par de expresiones que relacionan el efecto de cada fuente y el efecto mutuo sobre cada arrollamiento, teniendo en cuenta cómo interactúan los flujos generados por ambas bobinas

$$u_{f1}(t) = L_1 \frac{di_1(t)}{dt} \pm M \frac{di_2(t)}{dt}$$

$$u_{f2}(t) = L_2 \frac{di_2(t)}{dt} \pm M \frac{di_1(t)}{dt}$$

*¿cómo se determina el signo
de los términos de M ?*

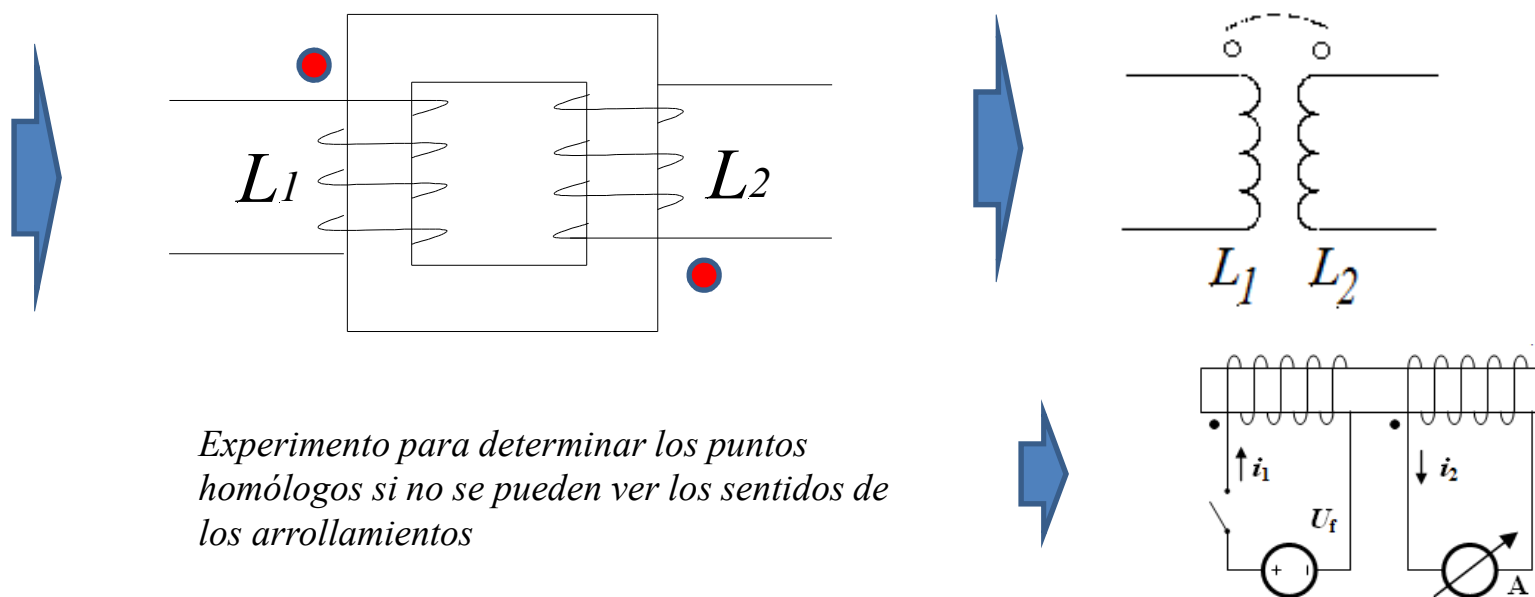
PUNTOS HOMÓLOGOS

Los **puntos homólogos** existen independientemente de la corriente y/o la tensión, pues representan una característica geométrica de un circuito acoplado magnéticamente.

Indican:

- la forma en la que están enrolladas las bobinas sobre el núcleo **¡Ojo!**
- que la polaridad instantánea de la tensión inducida en un punto homólogo respecto la “caída” de tensión en el otro punto es la misma.

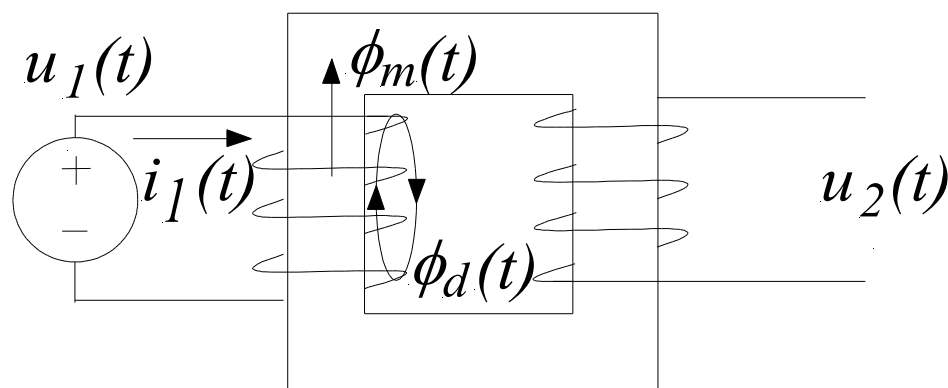
¡Y no hace falta dibujar el núcleo de hierro!



CIRCUITOS ACOPLADOS MAGNÉTICAMENTE



DISPERSIÓN



$$\phi_1 = \phi_m + \phi_d$$

Al existir flujo de dispersión, se puede escribir:

$$\phi_{m1} = k_1 \phi_1 \quad y \quad \phi_{m2} = k_2 \phi_2$$
$$\phi_{d1} = \sigma_1 \phi_1 \quad \phi_{d2} = \sigma_2 \phi_2$$

k_1 y $k_2 \rightarrow$ *coeficiente o factor de acoplamiento*

σ_1 y $\sigma_2 \rightarrow$ *coeficiente o factor de dispersión*

y los flujos totales resultan

$$\phi_{m1} + \phi_{d1} = \phi_1 (k_1 + \sigma_1) = \phi_1$$
$$\phi_{m2} + \phi_{d2} = \phi_2 (k_2 + \sigma_2) = \phi_2 \quad \text{con } k + \sigma = 1$$

k y σ son función de la **geometría del sistema**, y pueden tomar valores entre **0** y **1**, en forma contrapuesta

Analizando las autoinductancias

$$L_1 = \frac{N_1 \phi_1}{i_1} = \frac{N_1 \phi_{d1}}{i_1} + \frac{N_1 \phi_{m1}}{i_1} = L_{d1} + L_{m1} \quad y \quad L_2 = \frac{N_2 \phi_2}{i_2} = \frac{N_2 \phi_{d2}}{i_2} + \frac{N_2 \phi_{m2}}{i_2} = L_{d2} + L_{m2}$$

Recordando las expresiones $M = \frac{N_2 \phi_{m1}}{i_1}$ y $a = \frac{N_1}{N_2}$

Resultan $M = \frac{N_1 \phi_{m2}}{i_2} = \frac{N_2}{N_1} \frac{N_1 \phi_{m2}}{i_2} = a L_{m2}$ y $M = \frac{N_2 \phi_{m1}}{i_1} = \frac{N_1}{N_2} \frac{N_2 \phi_{m1}}{i_1} = \frac{L_{m1}}{a}$

de las cuales $L_{m1} = a^2 L_{m2}$

Por otra parte $M^2 = \frac{N_2 \phi_{m1}}{i_1} \cdot \frac{N_1 \phi_{m2}}{i_2} = \frac{N_2 k \phi_1}{i_1} \cdot \frac{N_1 k \phi_2}{i_2} = \frac{N_2 k \frac{L_1 i_1}{N_1}}{i_1} \cdot \frac{N_1 k \frac{L_2 i_2}{N_2}}{i_2} = k L_1 \cdot k L_2 = k^2 L_1 L_2$



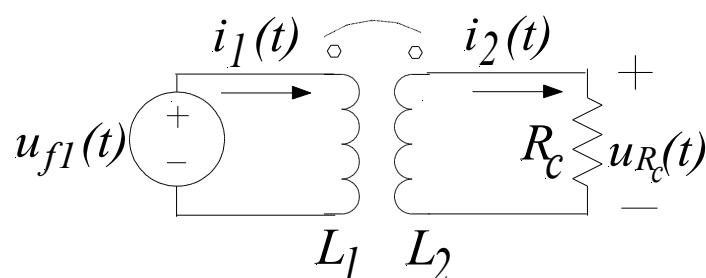
$$M = k \sqrt{L_1 \cdot L_2} \quad \text{¡Ojo!}$$

Luego $M = k \sqrt{L_1 \cdot L_2} = \sqrt{k_1 \cdot k_2} \sqrt{L_1 \cdot L_2} = \sqrt{k_1 \cdot k_2 \cdot L_1 \cdot L_2} = \sqrt{L_{m1} \cdot L_{m2}}$

Y si la dispersión fuera nula $L_{m1} = L_1$ y $L_{m2} = L_2$

TRANSFORMADOR

Circuito acoplado básico



$$u_{f1}(t) = L_1 \frac{di_1(t)}{dt} - M \frac{di_2(t)}{dt}$$

$$0 = L_2 \frac{di_2(t)}{dt} + i_2(t) \cdot R_C - M \frac{di_1(t)}{dt}$$

$$\underline{U}_{f1} = j\omega L_1 \underline{I}_1 - j\omega M \underline{I}_2 = jX_{L1} \underline{I}_1 - jX_M \underline{I}_2$$

$$0 = j\omega L_2 \underline{I}_2 + R_C \cdot \underline{I}_2 - j\omega M \underline{I}_1 = jX_{L2} \underline{I}_2 + R_C \cdot \underline{I}_2 - jX_M \underline{I}_1$$

¿Cómo se determinó el signo de los términos de M ?

CIRCUITOS ACOPLADOS MAGNÉTICAMENTE



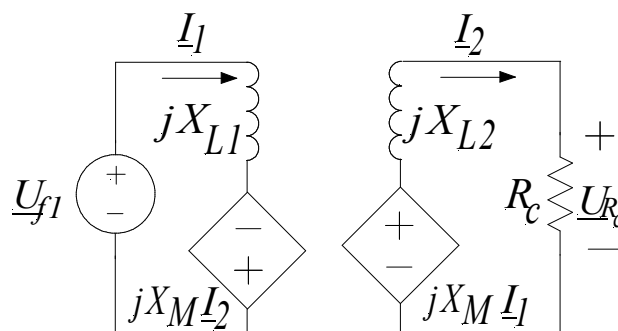
TRANSFORMADOR

Circuito equivalente con fuentes controladas

Reescribiendo adecuadamente el sistema anterior

$$\underline{U}_{f1} + jX_M \underline{I}_2 = jX_{L1} \underline{I}_1$$

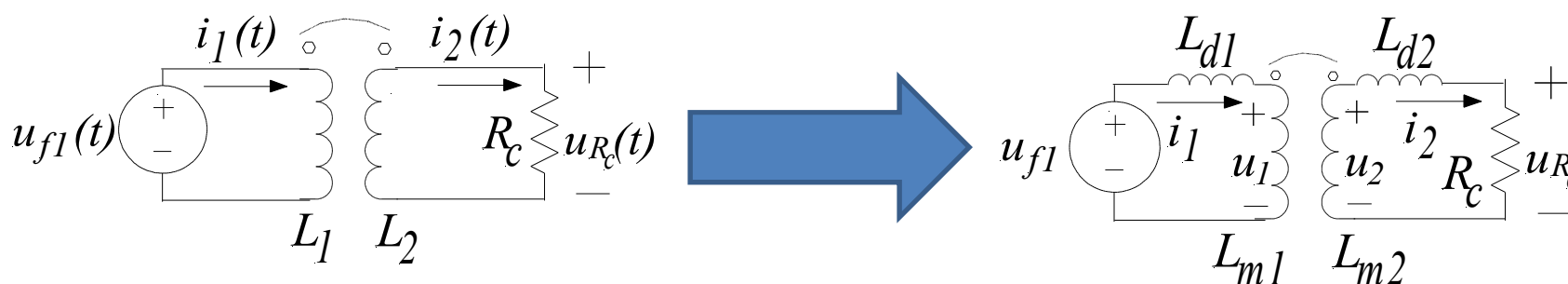
$$jX_M \underline{I}_1 = jX_{L2} \underline{I}_2 + R_C \cdot \underline{I}_2$$



TRANSFORMADOR

Modelo conductivo

Se pueden separar las inductancias de dispersión y de magnetización



A partir de dicha separación se pueden reescribir las ecuaciones del sistema

$$\underline{U}_{f1} = j\omega L_1 \underline{I}_1 - j\omega M \underline{I}_2$$

$$0 = j\omega L_2 \underline{I}_2 + R_c \cdot \underline{I}_2 - j\omega M \underline{I}_1$$

$$\underline{U}_{f1} = j\omega L_{d1} \underline{I}_1 + j\omega L_{m1} \underline{I}_1 - j\omega M \underline{I}_2$$

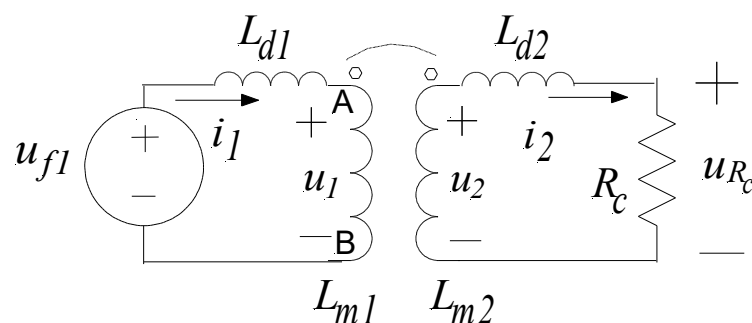
$$0 = j\omega L_{d2} \underline{I}_2 + j\omega L_{m2} \underline{I}_2 + \underline{I}_2 \cdot R_c - j\omega M \underline{I}_1$$

*Debe tenerse en cuenta que, en esta condición, el acoplamiento entre L_{m1} y L_{m2} es **perfecto o ideal**, es decir $k=1$*

TRANSFORMADOR

Modelo conductivo

Se busca obtener la **admitancia equivalente** vista desde AB hacia la derecha

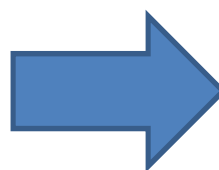


$$u_{AB}(t) = u_1(t) = L_{m1} \frac{di_1(t)}{dt} - M \frac{di_2(t)}{dt}$$

$$M \frac{di_1}{dt} = L_{m2} \frac{di_2}{dt} + L_{d2} \frac{di_2}{dt} + i_2 \cdot R_C$$

$$\underline{U}_{AB} = \underline{U}_1 = j\omega L_{m1} \underline{I}_1 - j\omega M \underline{I}_2$$

$$j\omega M \underline{I}_1 = j\omega L_{m2} \underline{I}_2 + j\omega L_{d2} \underline{I}_2 + R_C \underline{I}_2$$



$$\underline{U}_1 = jX_{m1} \underline{I}_1 - jX_M \underline{I}_2$$

$$jX_M \underline{I}_1 = jX_{m2} \underline{I}_2 + jX_{d2} \underline{I}_2 + R_C \underline{I}_2$$

Recordando la expresión de M en función de L_{m1} y L_{m2} (para acoplamiento perfecto)

$$M = \sqrt{L_{m1} \cdot L_{m2}}$$



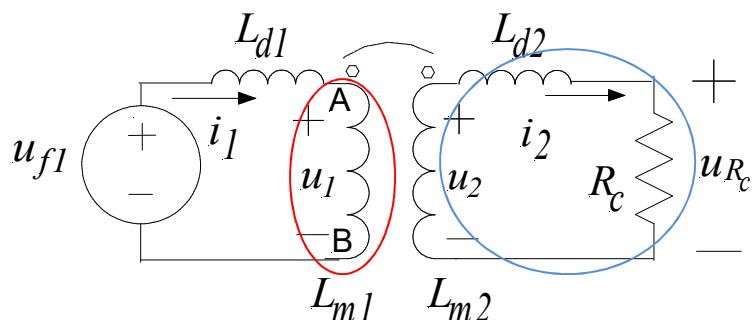
$$M^2 = L_{m1} \cdot L_{m2}$$



$$X_M^2 = X_{L_{m1}} \cdot X_{L_{m2}}$$

multiplicando por ω^2 a ambos lados del igual

Operando matemáticamente para obtener la **admitancia** vista desde **AB** y ordenando



$$\underline{Y}_{AB} = \frac{\underline{I}_1}{\underline{U}_1} = \frac{1}{jX_{m1}} + \frac{1}{a^2(jX_{d2} + R_C)}$$

con

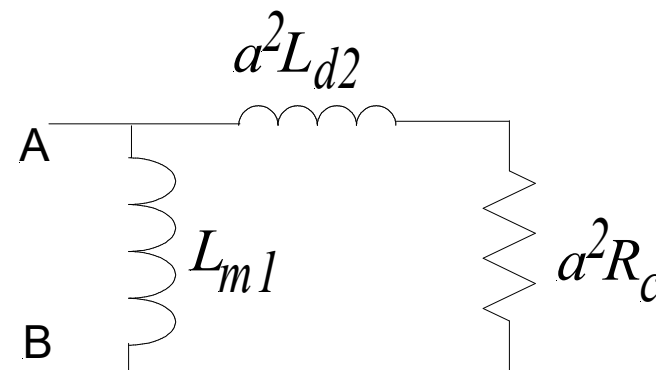
$$a^2 = \frac{X_1}{X_2} = \frac{k \cdot X_1}{k \cdot X_2} = \frac{X_{m1}}{X_{m2}}$$

$$\underline{Y}_{AB} = \frac{1}{jX_{m1}} + \frac{1}{R_C a^2 + jX_{d2} a^2}$$

Inductancia
de valor
 L_{m1}

Resistencia
de valor R_C
en serie con
inductancia
de valor L_{d2}

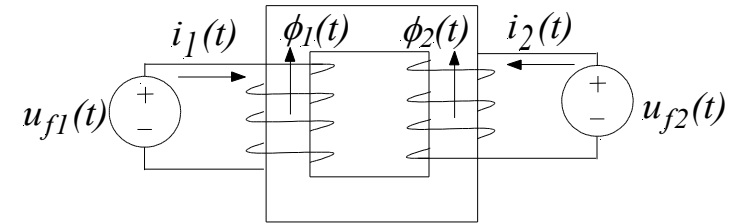
Ambos
elementos están
en paralelo



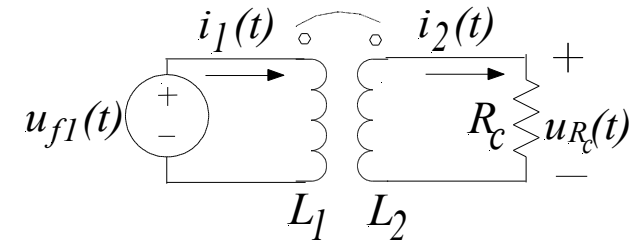
Circuito equivalente
conductivo visto desde **AB**

RECAPITULACIÓN

*Dos inductores energizados, muy próximos uno del otro, **ejercen influencia mutua** a través de sus respectivos campos magnéticos*

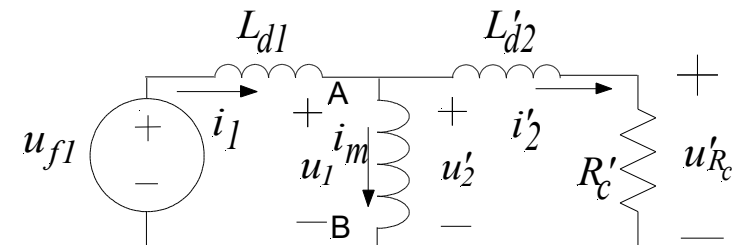


*Dicha influencia puede ser cuantificada en función de la geometría del conjunto y expresada matemáticamente mediante relaciones de **tensiones y corrientes**, lo cual permite el análisis utilizando las leyes básicas de circuitos*



*Se pone de manifiesto la utilidad de los **puntos homólogos** para establecer las polaridades de las **caídas de tensión** y de las correspondientes **tensiones inducidas** en los inductores involucrados, cuya ubicación surge del modo en que se encuentran arrolladas las bobinas*

*Surge como principal aplicación el **transformador**, para el cual se presentó un modelo conductivo, lo que permite suprimir el acoplamiento magnético del análisis circuital*



CIRCUITOS ACOPLADOS MAGNÉTICAMENTE

