



fcfm

Ingeniería Eléctrica
FACULTAD DE CIENCIAS
FÍSICAS Y MATEMÁTICAS
UNIVERSIDAD DE CHILE

ingendesa



EL57A – SISTEMAS ELÉCTRICOS DE POTENCIA I



Pablo Medina Cofré

24-08-2010



fcfm

Ingeniería Eléctrica
FACULTAD DE CIENCIAS
FÍSICAS Y MATEMÁTICAS
UNIVERSIDAD DE CHILE

 ingendesa

Herramientas matemáticas.

- **En general, en ingeniería podemos separar el estudio de los fenómenos en:**
 - Régimen permanente.
 - Transitorios.
- **Un buen conocimiento del régimen permanente es necesario, ya que la mayor parte del tiempo los sistemas operan ahí.**
- **Herramientas de cálculo simples, que permitan aprovechar el hecho de que $d/dt=0$ o que se tienen “sistemas harmónicos”, son muy necesarias.**



El root mean square.

- Para una función $f(t)$ en el intervalo $[t_0, t_0+T]$, se define el valor medio cuadrático (RMS) como:

$$\bar{f} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} [f(t)]^2 dt}$$

- Para una función sinusoidal de amplitud A y período $T=1/(2\pi f)$

$$\bar{f} = \sqrt{\frac{1}{1/2\pi f} \int_0^{1/2\pi f} A^2 \cos^2(2\pi ft) dt} = \boxed{\frac{A}{\sqrt{2}}}$$

$\cos^2(u) = \frac{1}{2} + \frac{1}{4} \text{sen}(2u)$

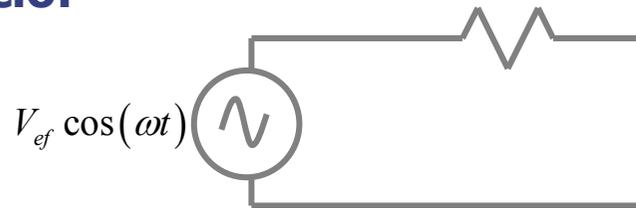
- En electricidad, a la amplitud se le llama "valor efectivo". Luego:

$$\boxed{V_{RMS} = \frac{V_{ef}}{\sqrt{2}}}$$



El root mean square.

- Si se calcula la energía disipada por la resistencia del circuito en un ciclo:



$$i(t) = \frac{V_{ef} \cos(\omega t)}{R} \Rightarrow p(t) = v(t)i(t) = \frac{V_{ef}^2 \cos^2(\omega t)}{R}$$

$$E(t) = \int_0^{1/2\pi f} p(t) dt = \frac{1}{R} \int_0^{1/2\pi f} V_{ef}^2 \cos^2(\omega t) dt = \frac{1}{R} \cdot \frac{V_{ef}^2}{2} = \frac{V_{RMS}^2}{R}$$

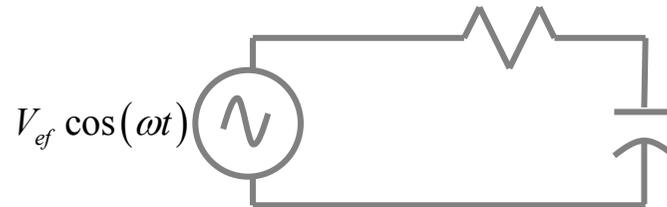
$V_{RMS} = \frac{V_{ef}}{\sqrt{2}}$

- El V_{RMS} de la fuente alterna es el voltaje de una fuente continua que entrega la misma energía a la resistencia durante un ciclo.



Transformada fasorial.

- **Motivación: calcular la tensión del condensador:**



$$\cos(\omega t + \varphi) = \cos(\omega t)\cos(\varphi) - \sin(\omega t)\sin(\varphi) \quad /L$$
$$L\{\cos(\omega t + \varphi)\} = \frac{s}{s^2 + \omega^2}\cos(\varphi) - \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}\sin(\varphi)$$
$$\sqrt{2}V_{RMS} \cos(\omega t + \varphi) = RC \frac{d}{dt}v_c(t) + v_c(t)$$

$$\sqrt{2}V_{ef} \left[\frac{s \cos(\varphi)}{s^2 + \omega^2} - \frac{\omega \sin(\varphi)}{s^2 + \omega^2} \right] = (sRC + 1)V_c(s) - RCv_c(0)$$

$$V_c(s) = \frac{\sqrt{2}V_{ef}}{RC} \cdot \frac{1}{\left(s + \frac{1}{RC}\right)} \left[\frac{s \cos(\varphi)}{\left(s^2 + \omega^2\right)} - \frac{\omega \sin(\varphi)}{\left(s^2 + \omega^2\right)} \right] + \frac{v_c(0)}{\left(s + \frac{1}{RC}\right)}$$



Transformada fasorial.

$$V_c(s) = \frac{\sqrt{2}V_{ef}}{RC} \cdot \frac{1}{\left(s + \frac{1}{RC}\right)} \left[\frac{s \cos(\varphi)}{\left(s^2 + \omega^2\right)} - \frac{\omega \sin(\varphi)}{\left(s^2 + \omega^2\right)} \right] + \frac{v_c(0)}{\left(s + \frac{1}{RC}\right)}$$

- En sistemas de potencia, interesa mucho saber el comportamiento en régimen permanente sinusoidal.
 - En el caso del condensador, si t es “grande”, el término en verde (respuesta a entrada cero) desaparece.
 - El término en rojo, en el dominio del tiempo, tiene una componente transiente y otra harmónica.
- Por lo tanto, sería conveniente contar con una herramienta que permita calcular la respuesta de régimen permanente, despreciando los términos transitorios.



Transformada fasorial.

$$v(t) = V_{ef} \cos(\omega t + \varphi)$$

$$\begin{aligned} v(t) &= \operatorname{Re} \left\{ \sqrt{2} V_{RMS} \left[\cos(\omega t + \varphi) + j \sin(\omega t + \varphi) \right] \right\} \\ &= \operatorname{Re} \left\{ \sqrt{2} V_{RMS} e^{j\omega t} \cdot e^{j\varphi} \right\} \end{aligned}$$

$$F \{ v(t) \} = F \{ V_{ef} \cos(\omega t + \varphi) \} = V_{RMS} e^{j\varphi} e^{j\omega t} = \dot{V} e^{j\omega t}$$

- En una ecuación diferencial, si la función “forzante” es de frecuencia angular ω , las soluciones de estado estable también.
- La transformada fasorial de una función (o fasor) es única para todo t . También se puede ver que es lineal.
- El factor $e^{j\omega t}$ está siempre presente, razón por la cual suele omitirse. Lo mismo ocurre con el factor raíz de dos.



Transformada fasorial.

- Transformada de la derivada:

$$F \left\{ \frac{d}{dt} \sqrt{2} V_{ef} \cos(\omega t + \varphi) \right\} = F \left\{ -\omega \sqrt{2} V_{ef} \sin(\omega t + \varphi) \right\}$$
$$= \omega V_{RMS} e^{j\varphi} e^{j\omega t} e^{j\frac{\pi}{2}} = j\omega V_{RMS} e^{j\varphi} e^{j\omega t}$$
$$\text{sen}(\omega t + \varphi) = -\cos\left(\omega t + \left(\varphi + \frac{\pi}{2}\right)\right)$$
$$= j\omega F \{v(t)\} = j\omega \dot{V}$$

- La derivada "giró" al fasor en 90° y lo multiplicó por ω .
- En términos prácticos, el operador derivada se reemplaza por el operador $j\omega$.
- Se propone demostrar que:

$$F \left\{ \int_0^t \sqrt{2} V_{ef} \cos(\omega t + \varphi) \right\} = \frac{1}{j\omega} \dot{V}$$



Transformada fasorial.

- Volviendo a nuestro ejemplo:

$$\sqrt{2}V_{ef} \cos(\omega t + \varphi) = RC \frac{d}{dt} v_c(t) + v_c(t)$$

$$V_{RMS} e^{j\varphi} = j(\omega RC) F\{v_c(t)\} + F\{v_c(t)\}$$

$$\dot{V}_c (1 + j\omega RC) = V_{RMS} e^{j\varphi}$$

$$\dot{V}_c = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega RC)^2}} V_{RMS} e^{j(\varphi + \tan^{-1}(\omega RC))}$$

$$v_c(t) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega RC)^2}} \sqrt{2}V_{ef} \cos(\varphi + \tan^{-1}(\omega RC))$$



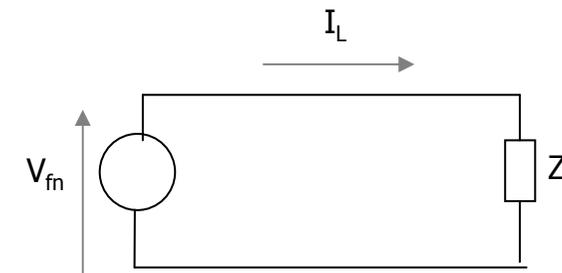
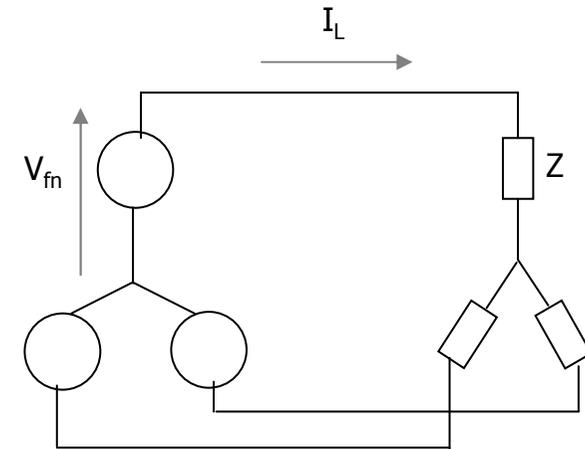
Cálculo en p.u.

- Esta materia se estudió en los cursos anteriores.
- Sin embargo, el trabajo en este curso se hace con esta metodología, razón por la cual se analizará al menos el uso de "base trifásica".
- Motivación: Analizar el circuito de la figura:

$$\left. \begin{aligned} V_{b_{ff}} &= \sqrt{3}V_{b_{fn}} \\ S_{b_{3\phi}} &= 3S_{b_{1\phi}} \end{aligned} \right\}$$

$$S_{b_{3\phi}} = \sqrt{3}V_{b_{ff}} I_{b_L} \Rightarrow I_{b_L} = \frac{S_{b_{3\phi}}}{\sqrt{3}V_{b_{ff}}}$$

$$Z_{b_{1\phi}} = \frac{(V_{b_{fn}})^2}{S_{b_{1\phi}}} = \frac{\left(\frac{V_{b_{ff}}}{\sqrt{3}}\right)^2}{S_{b_{1\phi}}} = \frac{V_{b_{ff}}^2}{S_{b_{3\phi}}}$$



$$V_{fn} [V] = Z [Ohm] I_L [A]$$

⇓

$$V_{ff} [p.u.] = Z [p.u.] I [p.u.]$$



fcfm

Ingeniería Eléctrica
FACULTAD DE CIENCIAS
FÍSICAS Y MATEMÁTICAS
UNIVERSIDAD DE CHILE

 ingendesa

Cálculo en p.u.

- **Definiendo dos cantidades bases, se tienen las restantes.**
- **En el curso, V y S serán las bases principales.**
- **El cálculo en p.u. se utiliza porque:**
 - **Evita complicaciones con las unidades**
 - **Permite la rápida detección de errores (ej.: en los SEP's, las tensiones son valores cercanos a uno).**
 - **El trabajo en sistemas con diferentes niveles de tensión se simplifica ... no es necesario incorporar "transformadores ideales" a la representación.**
- **Para que el método "funcione", la base trifásica de potencia debe ser común para todo el sistema.**



Cálculo en p.u.

$$\dot{V}_1 = \dot{Z}_1 \dot{I}_1 + V_{1_{ideal}}$$

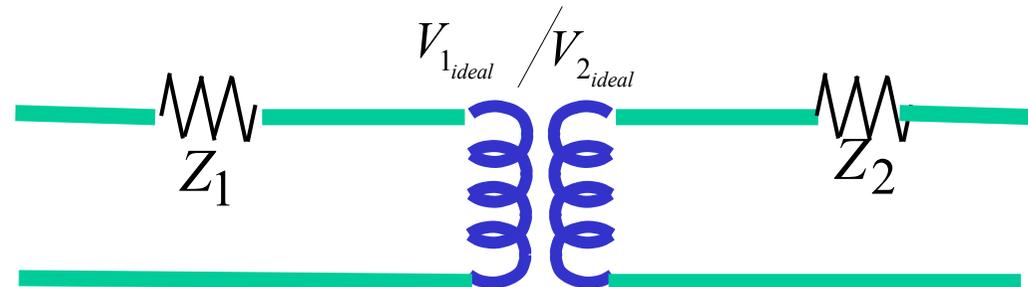
$$\dot{V}_2 = -\dot{Z}_1 \dot{I}_2 + V_{2_{ideal}}$$

$$\dot{V}_1 = \dot{Z}_1 \dot{I}_1 + \frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}} \dot{V}_2 + \frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}} \dot{Z}_2 \dot{I}_2$$

$$\dot{V}_1 = \dot{I}_1 \left[\dot{Z}_1 + \left(\frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}} \right)^2 \dot{Z}_2 \right] + \frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}} \dot{V}_2$$

$$\frac{\dot{V}_{1_{fn}}}{V_{b1}} = \frac{\dot{I}_1}{\sqrt{3} I_{b1}} \frac{\dot{Z}_1^{tot}}{V_{b1}} + \frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}} \frac{\dot{V}_{2_{fn}}}{V_{b2}} \frac{V_{b2}}{V_{b1}}$$

$\underbrace{\sqrt{3} I_{b1}}_{S_{b3\phi}}$



$$V_{1_{ideal}} \dot{I}_1^* = V_{2_{ideal}} \dot{I}_2^*$$

Si se eligen los voltajes bases de ambos sectores iguales a la relación de vueltas, itodo se simplifica!

$$\dot{V}_{1_{ff}} [p.u.] = \dot{I}_1 [p.u.] \dot{Z}_1^{tot} [p.u.] + \dot{V}_{2_{ff}} [p.u.] \frac{V_{b2}}{V_{b1}} \frac{V_{1_{ideal}}}{V_{2_{ideal}}}$$



Potencia activa y reactiva monofásica.

- La potencia instantánea consumida por una carga es:

$$\begin{aligned} p(t) &= v(t)i(t) = \sqrt{2}V_{rms} \cos(\omega t) \sqrt{2}I_{rms} \cos(\omega t + \varphi) \\ &= 2V_{rms}I_{rms} \cos(\omega t) \cos(\omega t + \varphi) \\ &= \underbrace{V_{rms}I_{rms} \cos(\varphi)}_{\text{Constante...¿Conocido?}} + \underbrace{V_{rms}I_{rms} \cos(2\omega t + \varphi)}_{\text{Oscila al doble de } \omega} \end{aligned}$$

- Expandiendo el término oscilante:

$$p(t) = V_{rms}I_{rms} \cos(\varphi) + V_{rms}I_{rms} \cos(\varphi) \cos(2\omega t) - V_{rms}I_{rms} \sin(\varphi) \sin(2\omega t)$$

$$p(t) = \underbrace{P}_{\text{Potencia Activa}} (1 + \cos(2\omega t)) - \underbrace{Q}_{\text{Potencia Reactiva}} \sin(2\omega t)$$

Potencia Activa

Potencia Reactiva

¡Bautizo!

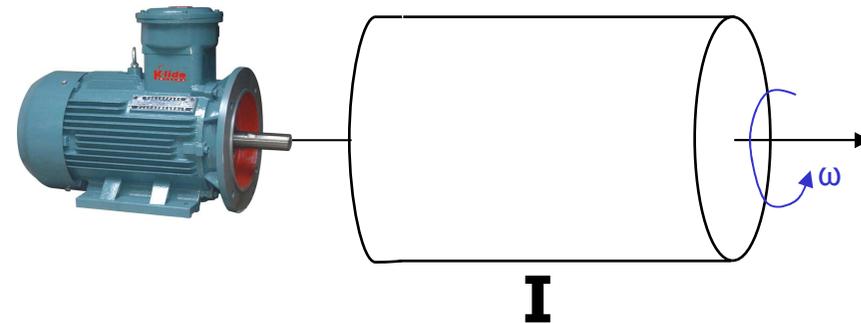




Potencia activa y reactiva monofásica.

- Al integrar en un periodo la potencia instantánea:
 - El primer término nunca es cero, pero oscila.
 - El segundo término es cero, por lo que no produce trabajo útil.
- Para probar lo anterior, analizaremos el sistema físico de la derecha. Calcularemos cuál es el trabajo que desarrolla en un ciclo cada componente de la potencia instantánea.

$$p(t) = P(1 + \cos(2\omega t)) - Q \sin(2\omega t)$$





Potencia activa y reactiva monofásica.

- **Concepto de potencia compleja:**

$$\dot{V} = F \{v(t)\} = F \left\{ \sqrt{2} V_{rms} \cos(\omega t) \right\} = V_{rms}$$

$$\dot{I} = F \{i(t)\} = F \left\{ \sqrt{2} I_{rms} \cos(\omega t + \varphi) \right\} = I_{rms} e^{j\varphi}$$

$$\dot{S} = \dot{V}\dot{I}^* = V_{rms} I_{rms} \cos \varphi + j V_{rms} I_{rms} \sin \varphi = P + jQ$$

- **La forma de la expresión anterior se debe en parte al uso de valores efectivos en la definición de fasores.**



Potencia activa y reactiva trifásica.

- **La potencia instantánea en un sistema trifásico es:**

$$p(t)_{3\phi} = v_a(t)i_a(t) + v_b(t)i_b(t) + v_c(t)i_c(t)$$

- **Si el sistema es equilibrado:**

$$p(t)_{3\phi} = 2V_{rms}I_{rms} \left[\begin{array}{l} \cos(\omega t)\cos(\omega t - \varphi) + \cos(\omega t - 120^\circ)\cos(\omega t - \varphi - 120^\circ) + \\ \cos(\omega t + 120^\circ)\cos(\omega t - \varphi + 120^\circ) \end{array} \right]$$

$$p(t)_{3\phi} = V_{rms}I_{rms} \left[3\cos(\varphi) + \underbrace{\cos(2\omega t + \varphi) + \cos(2\omega t + \varphi - 240^\circ) + \cos(\omega t - \varphi + 240^\circ)}_0 \right]$$

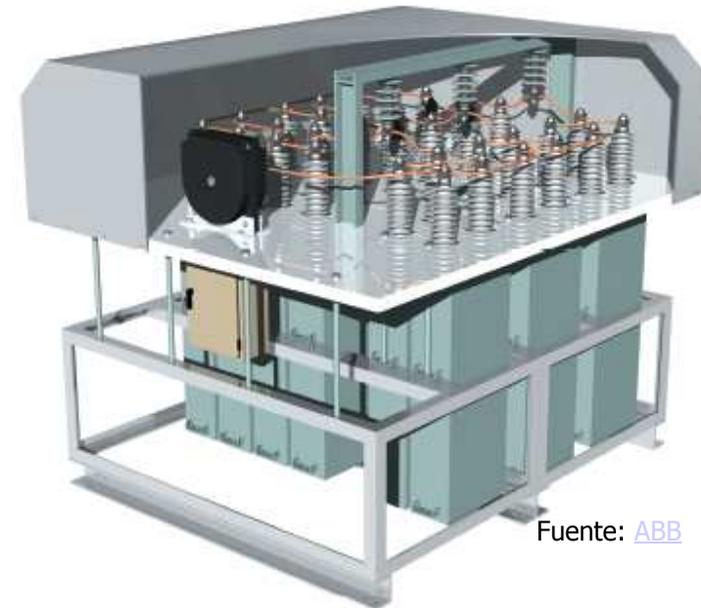
$$p(t)_{3\phi} = 3V_{rms}I_{rms} \cos \varphi$$



Potencia activa y reactiva trifásica

A metal enclosed capacitor bank for 4.5 - 24 kV

- La potencia activa es constante y genera trabajo neto no nulo en un ciclo.
- A diferencia del caso monofásico, no tiene "componente reactiva", pero existe componente reactiva en cada una de las fases.
- Por un asunto de uniformidad, se asume que existe una potencia reactiva trifásica y $Q_{3f}=3Q_{1f}$
- ¿Qué potencia es esta si no "existe" la potencia reactiva trifásica?



Fuente: [ABB](#)

Technical Data SIKAP

| | |
|--------------------------|-------------------------------------|
| Power | Up to 18 Mvar |
| Voltage | 4.5 - 24 kV |
| Frequency | 50 / 60 Hz |
| Connection | Y or YY |
| Unbalance detection (YY) | Current transformer |
| Protection degree | IP 44 |
| Temperature range | -40 to +40 C (Others on request) |
| Installation | Indoor / Outdoor |