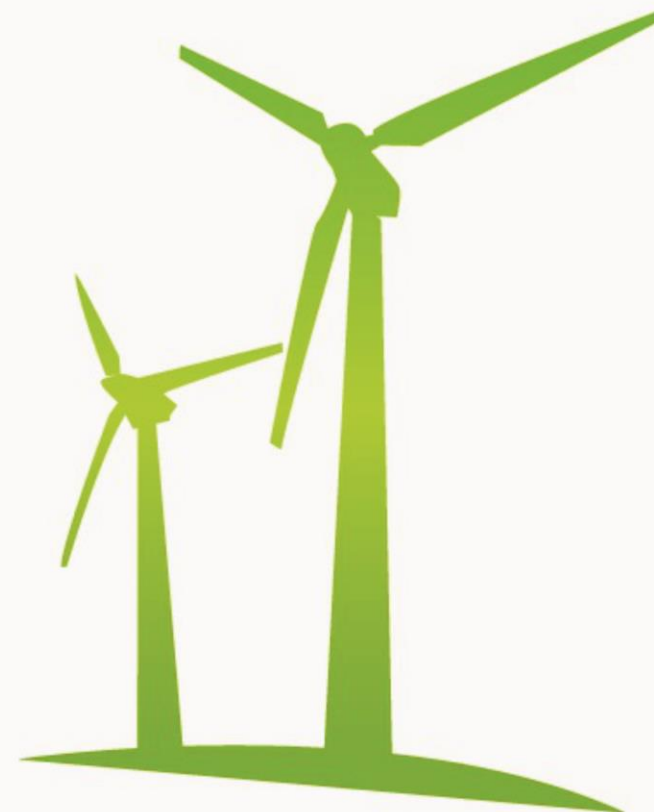
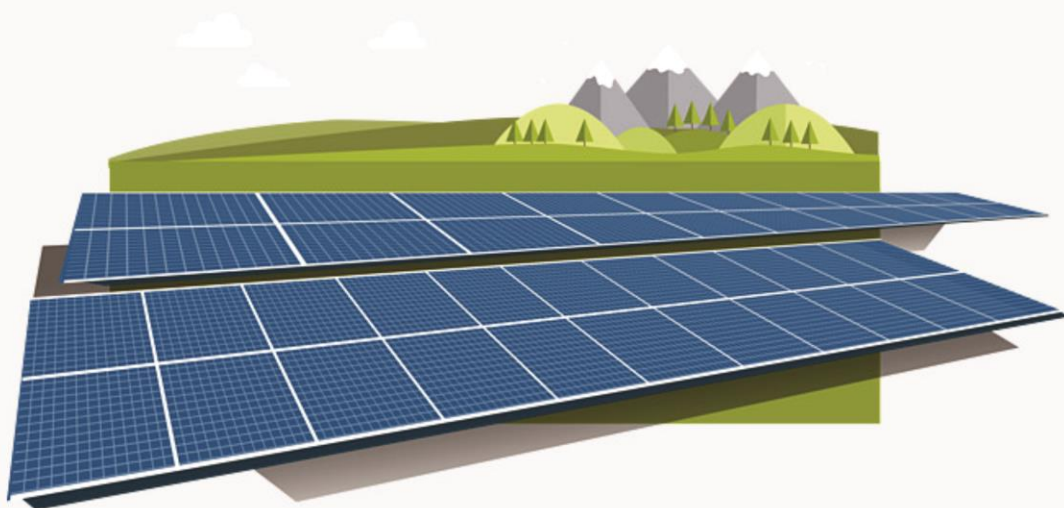


Qualidade de Energia – ELT 448

Aula 8 – Harmônicos em sistema trifásicos

Victor Dardengo

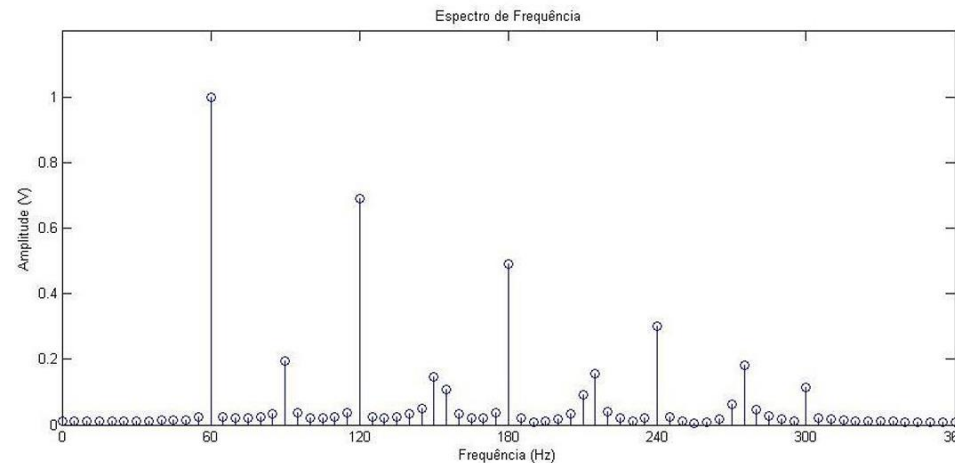
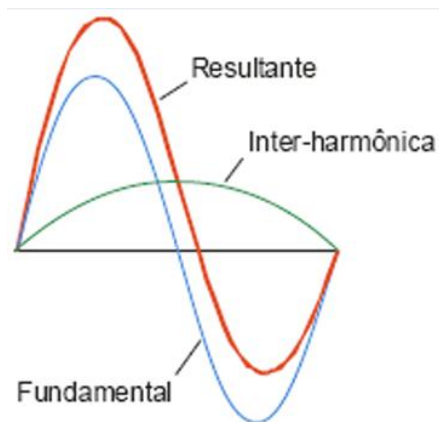


Revisão das aulas passadas

- VTCD;
- VTLD;
- Transitórios;
- Sobretenção;
- Subtenção;
- Causas e efeitos;
- Curva de suportabilidade;
- Fator de desequilíbrio;
- Reportagens.

Inter-harmônica

- São formas de ondas de tensões e correntes que apresentam componentes de frequência que não são múltiplos inteiros da frequência com a qual o sistema é suprido e designado a operar.
- Se $f_i/f_1 = m$, com $m \neq 0, 1, 2, 3, \dots$ então f_i é inter-harmônico.
- Se $0 < f_i/f_1 < 1$, então f_i é sub-harmônico (Exemplo: flutuação de tensão).



Componentes simétricas aplicadas aos Harmônicos

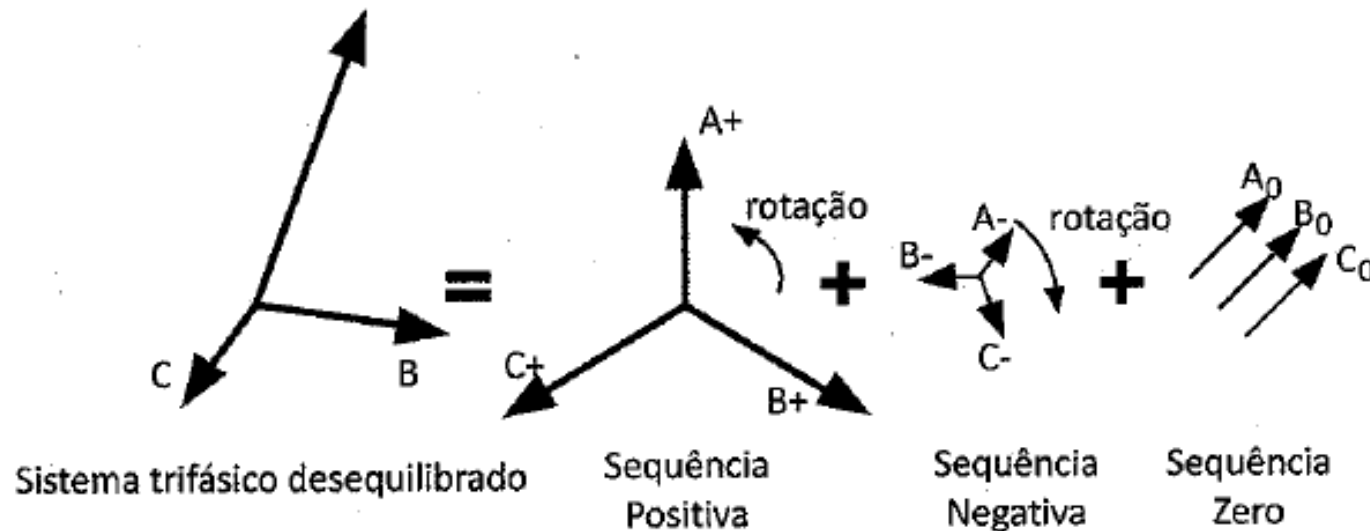
- Qualquer sistema polifásico com N fasores desequilibrados pode ser expresso como uma soma de três conjuntos simétricos de N fasores equilibrados, denominados componentes simétricas.
- **Apenas uma única componente de frequência é representada pelos fasores.**
- A técnica de componentes simétricas pode ser estendida para harmônicos.

Componentes simétricas aplicadas aos Harmônicos

$$A = A^+ + A^- + A^0$$

$$B = B^+ + B^- + B^0$$

$$C = C^+ + C^- + C^0$$



Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Com a presença de cargas não lineares em SEP equilibrados, as componentes harmônicas apresentam sequencia positiva, negativa e zero.

$$\begin{aligned}v_a(t) = & V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1) + V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2) + V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3) \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 t + \varphi_4) + V_5 \cos(5\omega_1 t + \varphi_5) + V_6 \cos(6\omega_1 t + \varphi_6) \\ & + V_7 \cos(7\omega_1 t + \varphi_7) + \dots\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}v_b(t) = & V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1 - 120^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2 + 120^\circ) + V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3) \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 t + \varphi_4 - 120^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 t + \varphi_5 + 120^\circ) + V_6 \cos(6\omega_1 t + \varphi_6) \\ & + V_7 \cos(7\omega_1 t + \varphi_7 - 120^\circ) + \dots\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}v_c(t) = & V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1 + 120^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2 - 120^\circ) + V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3) \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 t + \varphi_4 + 120^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 t + \varphi_5 - 120^\circ) + V_6 \cos(6\omega_1 t + \varphi_6) \\ & + V_7 \cos(7\omega_1 t + \varphi_7 + 120^\circ) + \dots\end{aligned}$$

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Observa-se que a componente fundamental apresenta sequência ABC (positiva), a componente de 2ª ordem, sequência CBA (negativa); e a componente de 3ª ordem, sequência zero, repetindo-se o ciclo as harmônicas subsequentes.

fundamental

$$V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1)$$

$$V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1 - 120^\circ)$$

$$V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1 + 120^\circ)$$

2ª harmônica

$$V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2)$$

$$V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2 + 120^\circ)$$

$$V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2 - 120^\circ)$$

3ª harmônica

$$V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3)$$

$$V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3)$$

$$V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3)$$

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Sequência de fase dos harmônicos em um sistema trifásico equilibrado

<i>h</i> Seq.	1 +	2 -	3 0	4 +	5 -	6 0	7 +	8 -	9 0	10 +	11 -	12 0	13 +	14 -	15 0
<i>h</i> Seq.	16 +	17 -	18 0	19 +	20 -	21 0	22 +	23 -	24 0	25 +	26 -	27 0	28 +	29 -	30 0
<i>h</i> Seq.	31 +	32 -	33 0	34 +	35 -	36 0	37 +	38 -	39 0	40 +	41 -	42 0	43 +	44 -	45 0
<i>h</i> Seq.	46 +	47 -	48 0	49 +	50 -	51 0	52 +	53 -	54 0	55 +	56 -	57 0	58 +	59 -	60 0

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Os sinais harmônicos são classificados quanto à sua ordem (h), frequência e sequência:

$$(f = h \cdot f_1) \quad (s_{+, -, 0} = h_{+, -, 0} + 3)$$

- As harmônicas da 3^a à 25^a ordem são as mais comuns em sistemas de distribuição.
- Os equipamentos modernos de medição e teste de harmônicos medem, em geral, até a 63^a ordem.

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Calculando-se a tensão de linha v_{ab} , v_{bc} e v_{ca} , verifica-se que as componentes triplas desaparecem nas tensões de linha.

$$v_{ab}(t) = v_a(t) - v_b(t)$$

$$\begin{aligned} v_a(t) = & V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1) + V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2) + V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3) \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 t + \varphi_4) + V_5 \cos(5\omega_1 t + \varphi_5) + V_6 \cos(6\omega_1 t + \varphi_6) \\ & + V_7 \cos(7\omega_1 t + \varphi_7) + \dots \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} v_b(t) = & V_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1 - 120^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 t + \varphi_2 + 120^\circ) + V_3 \cos(3\omega_1 t + \varphi_3) \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 t + \varphi_4 - 120^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 t + \varphi_5 + 120^\circ) + V_6 \cos(6\omega_1 t + \varphi_6) \\ & + V_7 \cos(7\omega_1 t + \varphi_7 - 120^\circ) + \dots \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} v_{ab}(t) = & v_a(t) - v_b(t) \\ = & \sqrt{3} \left[V_1 \cos(\omega_1 + \varphi_1 + 30^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 + \varphi_2 - 30^\circ) + 0 \right. \\ & + V_4 \cos(4\omega_1 + \varphi_4 + 30^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 + \varphi_5 - 30^\circ) + 0 \\ & \left. + V_7 \cos(7\omega_1 + \varphi_7 + 30^\circ) + \dots \right] \end{aligned}$$

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

$$\begin{aligned}v_{bc}(t) &= v_b(t) - v_c(t) \\&= \sqrt{3} \left[V_1 \cos(\omega_1 + \varphi_1 - 90^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 + \varphi_2 + 90^\circ) + 0 \right. \\&\quad \left. + V_4 \cos(4\omega_1 + \varphi_4 - 90^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 + \varphi_5 + 90^\circ) + 0 \right. \\&\quad \left. + V_7 \cos(7\omega_1 + \varphi_7 - 90^\circ) + \dots \right]\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}v_{ca}(t) &= v_c(t) - v_a(t) \\&= \sqrt{3} \left[V_1 \cos(\omega_1 + \varphi_1 + 150^\circ) + V_2 \cos(2\omega_1 + \varphi_2 - 150^\circ) + 0 \right. \\&\quad \left. + V_4 \cos(4\omega_1 + \varphi_4 + 150^\circ) + V_5 \cos(5\omega_1 + \varphi_5 - 150^\circ) + 0 \right. \\&\quad \left. + V_7 \cos(7\omega_1 + \varphi_7 + 150^\circ) + \dots \right]\end{aligned}$$

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Examinando as equações das tensões de fase e de linha, verifica-se que:
- A componente fundamental é simétrica, com mesma magnitude, ângulo de defasagem de 120° entre as fases e sequência de fase positiva ou direta, ABC;
- As harmônicas de 2ª ordem são equilibradas e com sequência de fase negativa ou inversa, CBA;
- As harmônicas de 3ª ordem apresentam a mesma magnitude e o mesmo ângulo de fase, com a mesma direção, tendo, portanto, sequência nula.

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- A fundamental e as harmônicas de ordem 4, 7, ..., com lei de formação $(3k+1, k=1, 2, 3, \dots)$ têm sequência positiva;
- As harmônicas $h = 2, 5, \dots (3k-1, k=1, 2, 3, \dots)$ têm sequência negativa;
- As harmônicas múltiplas de três ou triplas $(3k, k = 1, 2, 3, \dots)$ têm sequência zero;
- As harmônicas triplas (sequência zero) não estão presentes nas tensões de linha.

Harmônicos em sistemas trifásicos equilibrados

- Deve ser observado que:
- Se harmônicos estão presentes, então componentes harmônicas de sequência positiva, negativa e zero podem existir, mesmo que o sistema seja equilibrado.
- A regra tradicional de que sistemas de potência balanceados são apresentam componentes de sequência zero ou componentes de sequência negativa não é válida quando harmônicos estão presentes.

Valor eficaz verdadeiro

- O valor eficaz, ou rms, de uma onda periódica qualquer é definido como:

$$F_{rms} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_t^{t+T} f^2(t) dt}$$

- $f(t)$ é o sinal periódico;
- T é o período da onda.

Valor eficaz verdadeiro

- Ondas de tensão e corrente periódicas, não senoidais, podem ser representadas por uma função $f(t)$ em uma série de Fourier com componente cc, fundamental e os componentes harmônicos.
- O valor rms verdadeiro para uma de tensão e corrente, periódicas, não senoidais, é definido como:

$$V_{rms} = \sqrt{V_{cc}^2 + \frac{1}{2} \sum_{h=1}^{\infty} V_h^2}$$
$$= \sqrt{V_{cc}^2 + \sum_{h=1}^{\infty} V_{rms,h}^2}$$

$$I_{rms} = \sqrt{I_{cc}^2 + \sum_{h=1}^{\infty} I_h^2}$$
$$= \sqrt{I_{cc}^2 + \sum_{h=1}^{\infty} I_{rms,h}^2}$$

Valor eficaz verdadeiro

- Pode-se observar que:
 - As componentes harmônicas contribuem para o aumento do valor eficaz de tensão e corrente.
 - O aumento do valor eficaz implica aumento das perdas.
- O método mais comum para o cálculo do valor rms e obter amostras digitalizadas da forma de onda e calcular a transformada rápida de Fourier (TRF).

Valor eficaz do sinal amostrado

- Os instrumentos que medem o valor eficaz verdadeiro calculam a raiz quadrada da média aritmética do quadrado de valores instantâneos tomados sobre um intervalo de tempo (janela de integralização) especificado e uma dada taxa de amostragem.

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{1}{N} \sum_{k=1}^N v^2(k\Delta t)}$$

$$I_{rms} = \sqrt{\frac{1}{N} \sum_{k=1}^N i^2(k\Delta t)}$$

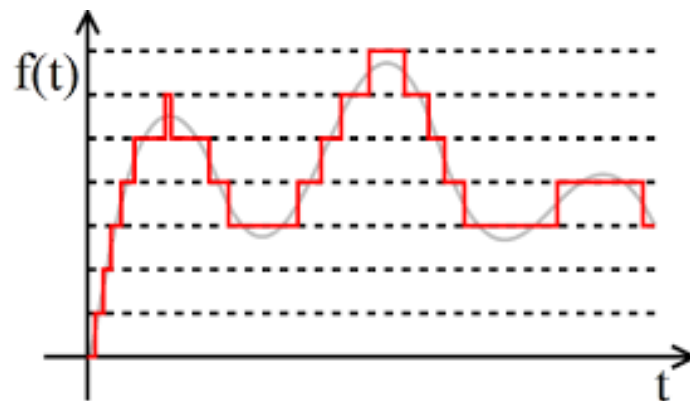
contínuo

$$F_{rms} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_t^{t+T} f^2(t) dt}$$

- v, i amostra de tensão e corrente, respectivamente
 N número de amostras na janela de integração
 Δt intervalo de amostragem
 $N\Delta t$ largura da janela – período sobre o qual o valor *rms* é calculado

Valor eficaz do sinal amostrado

- O erro do valor eficaz medido será tanto menor quanto menores forem os níveis de discretização (Q) e o intervalo de amostragem. O número de amostras dentro de uma janela de integralização depende da taxa de amostragem.
- Para reduzir a sensibilidade do valor eficaz às variações momentâneas, as janelas de amostras do sinal devem ser aumentadas para conter vários períodos da fundamental.



Valor eficaz do sinal amostrado

- Aplicando os requisitos mínimos de medição de sinal em regime permanente regulamentada pela Aneel, tem-se que para uma taxa de amostragem de 16 a/c e uma janela de integralização de 12 ciclos, totalizando 192 amostras, o valor rms de tensão é calculado para esse conjunto de amostras instantâneas.
- Quando variações rápidas na tensão precisam ser capturadas, a taxa de amostragem é maior (p. ex. 128 a/c ou 256 a/c) e a janela de integralização é menor (1/2 ou 1 ciclo).
 - Mas por que a janela é menor?
- O valor rms verdadeiro de tensão e de corrente distorcidas é calculada a partir da decomposição do sinal em suas componentes de frequências, conhecidas as amplitudes de cada componente.

Métodos de cálculo de valor eficaz

- Os instrumentos usuais de medição de tensão e corrente são projetados e construídos para uma adequada leitura de sinais perfeitamente senoidais, cada vez mais raros de ser encontrados.
- Na presença de harmônicas, as leituras desses instrumentos podem apresentar erros consideráveis.
- Os instrumentos, quando projetados, podem usar diferentes técnicas de medição baseadas em: **valor médio, valor de pico e valor verdadeiro.**



Valor médio

- Os instrumentos portáteis mais usuais são os multímetros e alicates amperímetros projetados, em geral, para medir sinais sem distorção harmônica.
- Os instrumentos de valor médio empregam, para calcular, o valor eficaz do sinal, a relação entre o valor eficaz e o valor médio em meio período de uma senoide.
- Esse tipo de instrumento utiliza o coeficiente 1,11, **somente válido quando o sinal é senoidal**

Valor médio

- Para um sinal senoidal dado por:

$$v(t) = V_p \text{sen}(\omega_1 t)$$

- o valor médio da senoide retificada é:

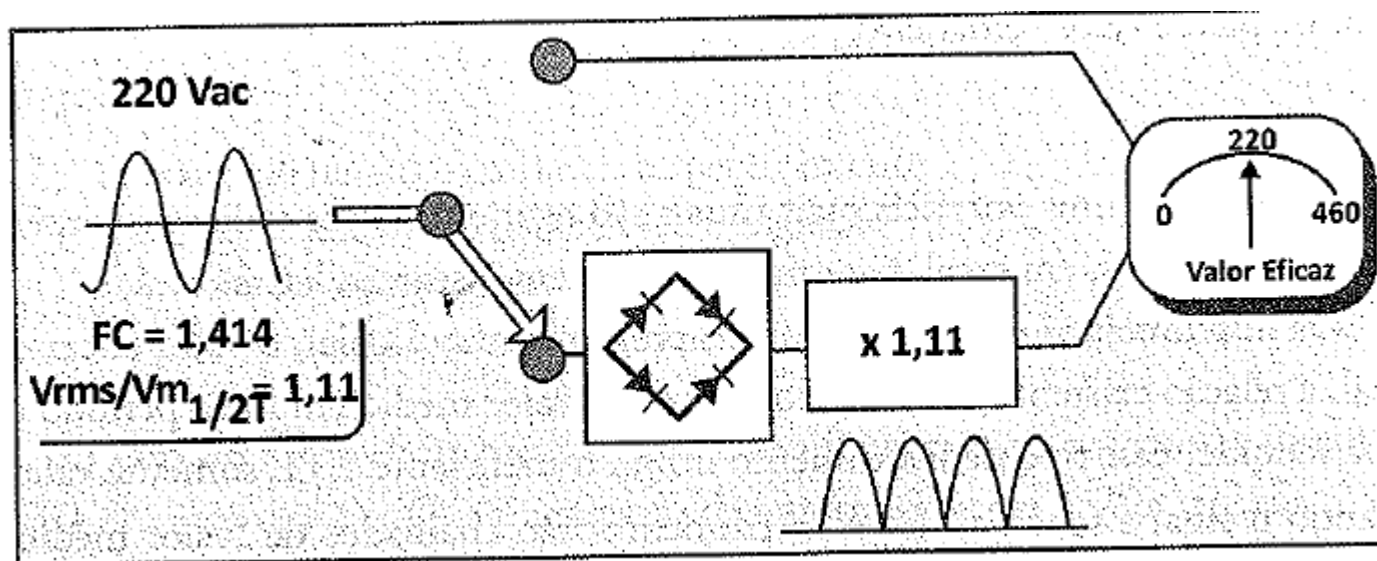
$$\begin{aligned} V_{\text{médio}} &= \frac{V_p}{T/2} \int_0^{T/2} \text{sen}(\omega_1 t) dt = -\frac{V_p}{\pi} \cos\left(\frac{2\pi}{T} t\right) \Bigg|_0^{T/2} \\ &= -\frac{V_p}{\pi} \cos(\pi - 1) = 2 \frac{V_p}{\pi} = 0,6366 \cdot \sqrt{2} V_{\text{rms}} \end{aligned}$$

- Assim:

$$\frac{V_{\text{rms}}}{V_{\text{médio}}} = 1,11$$

Valor médio

- A relação $V_{rms}/V_{médio}$ é denominado **fator de forma** da onda.
- A figura abaixo mostra um circuito típico utilizado pelos equipamentos que medem corretamente valor eficaz para sinais sem distorção harmônica.



Valor de pico

- De modo semelhante aos instrumentos de valor médio, os baseados na relação entre valor de pico e valor eficaz de uma onda senoidal empregam coeficientes 1,414 para o cálculo do valor eficaz.

$$\begin{aligned} V_{rms}^2 &= \frac{V_p^2}{T} \int_0^T \sin^2(\omega t) dt = \frac{V_p^2}{2T} \int_0^T [1 - \cos(2\omega t)] dt \\ &= \frac{V_p^2}{2T} \left[t \Big|_0^T - \frac{T}{4\pi} \sin\left(\frac{4\pi}{T}\right) t \Big|_0^T \right] = \frac{V_p^2}{2} \end{aligned}$$

- Assim,

$$\frac{V_p}{V_{rms}} = \sqrt{2} = 1,414$$

- A relação V_p/V_{rms} é denominada **fator de crista**.

Valor eficaz verdadeiro

- Os instrumentos de valor eficaz verdadeiro, denominados também true rms, aplicam-se a sinais senoidais e não senoidais.
- Uma especificação importante no caso desses instrumentos é a sua largura de banda, que se refere à faixa de frequências do sinal em que o medidor é capaz de realizar medidas confiáveis.



Valor eficaz verdadeiro

- A tabela abaixo mostra valores de sinais de diferentes conformidades senoidais medidos por instrumentos de valor eficaz verdadeiro, valor médio e valor de pico.
- Pode-se observar que o instrumento de valor é capaz de medir com exatidão o valor rms do sinal, enquanto para o mesmo sinal os instrumentos de valor médio e valor de pico apresentam valores diferentes

Tabela 4.2 – Sinais com diferentes graus de conformidade senoidal e instrumentos de medição de diferentes técnicas de medição de valor eficaz.

	Tipo de Medidor		
	rms verdadeiro	Valor médio $1,11 \cdot V_{\text{médio}}$	Método de pico $0,707 \cdot V_p$
Onda senoidal	100%	100%	100%
Onda quadrada	100%	110%	82%
Onda triangular	100%	96%	121%
Corrente AVV	100%	86%	127%
Corrente PC	100%	60%	184%
Controlador de luz	100%	84%	113%



Dúvidas?!

Obrigado!

Victor Dardengo

GESEP - Gerência de Especialistas em Sistemas Elétricos de Potência

E-mail: victor.dardengo@ufv.br