

## 0 1. 実効値

周期  $T$  [s] の周期波形  $v(t)$  について、その実効値  $v_e$  の定義は、

$$v_e = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T \{v(t)\}^2 dt} = \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \{v(\theta)\}^2 d\theta} \quad \left( \because T = \frac{2\pi}{\omega}, dt = \frac{d\theta}{\omega} \right)$$

電流波形  $i(t)$  についても同様に、実効値  $i_e$  の定義は、

$$i_e = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T \{i(t)\}^2 dt} = \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \{i(\theta)\}^2 d\theta}$$

特に  $v(t)$  が振幅  $V_m$  の正弦波（角周波数  $\omega$ ）の場合は、

$$v(t) = V_m \sin \omega t$$

$$\begin{aligned} v_e &= \sqrt{\frac{V_m^2}{T} \int_0^T \sin^2(\omega t) dt} = V_m \sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \frac{1 - \cos 2\theta}{2} d\theta} \\ &= V_m \sqrt{\frac{[\theta + \sin 2\theta]_0^{2\pi}}{4\pi}} = \frac{V_m}{\sqrt{2}} \quad (\cong 0.7071 V_m) \end{aligned}$$

周期  $T$  [s] の周期波形  $v(t)$  について、その絶対平均値  $v_a$  の定義は、

$$v_a = \frac{1}{T} \int_0^T |v(t)| dt = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} |v(\theta)| d\theta \quad \left( \because T = \frac{2\pi}{\omega}, dt = \frac{d\theta}{\omega} \right)$$

電流波形  $i(t)$  についても同様に、絶対平均値  $i_e$  の定義は、

$$i_a = \frac{1}{T} \int_0^T |i(t)| dt = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} |i(\theta)| d\theta$$

特に  $v(t)$  が振幅  $V_m$  の正弦波（角周波数  $\omega$ ）の場合は、

$$v(t) = V_m \sin \omega t$$

$$v_e = \frac{1}{T} \int_0^T |v(t)| dt = \frac{V_m}{2\pi} \int_0^{2\pi} |\sin \theta| d\theta$$

$$= \frac{V_m}{2\pi} \cdot 2 \int_0^{\pi} \sin \theta d\theta = \frac{V_m}{\pi} [-\cos \theta]_0^{\pi} = \frac{2V_m}{\pi} \quad (\cong 0.6366V_m)$$

## 03. 波形率・波高率

$$\text{波高率} = \frac{\text{最大値}}{\text{実効値}} \quad \text{波形率} = \frac{\text{実効値}}{\text{平均値}}$$

波形	波高率	波形率
正弦波	$\sqrt{2}=1.414$	$\pi/2\sqrt{2}=1.111$
三角波	$\sqrt{3}=1.732$	$2/\sqrt{3}=1.155$
のこぎり波	$\sqrt{3}=1.732$	$2/\sqrt{3}=1.155$
方形波	1	1
半波整流波	2	$\pi/2=1.571$
全波整流波	$\sqrt{2}=1.414$	$\pi/2\sqrt{2}=1.111$

## 4. 正弦波の最大値、p-p値、実効値（RMS値）の関係

実効値 =  $V_{\text{RMS}}$ , 最大値 =  $V_{\text{max}}$ , p-p値 =  $V_{\text{p-p}}$  とすると、

$$V_{\text{max}} = (\sqrt{2}) V_{\text{RMS}}, \quad V_{\text{p-p}} = 2 V_{\text{max}} = (2\sqrt{2}) V_{\text{RMS}}$$

変調度が  $m$  ( $0 \leq m \leq 1$ ) の振幅変調波（搬送波の実効値 =  $V_{\text{RMS}}$ ）では、

$$V_{\text{max}} = \{(1+m)\sqrt{2}\} V_{\text{RMS}}, \quad V_{\text{p-p}} = 2 V_{\text{max}} = \{2(1+m)\sqrt{2}\} V_{\text{RMS}}$$

RMS値の最大値 :  $V_{\text{maxRMS}} = (1+m) V_{\text{RMS}}$

## 05. 波形の加算・乗算

(1) 周波数が同じ正弦波の和・差

$$v_1 = V_1 \sin(\omega t + \varphi_1), \quad v_2 = V_2 \sin(\omega t + \varphi_2)$$

$$v = v_1 \pm v_2 = V \sin(\omega t + \varphi)$$

$$V = \sqrt{V_1^2 + V_2^2 \pm 2V_1V_2 \cos(\varphi_1 - \varphi_2)}$$

$$\varphi = \tan^{-1} \frac{V_1 \sin \varphi_1 \pm V_2 \sin \varphi_2}{V_1 \cos \varphi_1 \pm V_2 \cos \varphi_2}$$

(2) 周波数、振幅、位相が異なる正弦波の積

$$v_1 = V_1 \sin \omega_1 t, \quad v_2 = V_2 \sin(\omega_2 t + \varphi)$$

$$v_1 v_2 = -\frac{V_1 V_2}{2} \left[ \cos\{(\omega_1 + \omega_2)t + \varphi\} - \cos\{(\omega_1 - \omega_2)t - \varphi\} \right]$$

(実際に電圧の積は物理量として存在しないが、AM変調等で信号波で搬送波の振幅を制御する場合などに現れる)

## 05. 波形の加算・乗算

## (3) 周波数が異なる複数正弦波の和（歪み波）

実効値  $V_n$  の ( $n=1,2,3\dots$ ) 正弦波の和の電圧の実効値  $V$  は、

$$v_1 = \sqrt{2}V_1 \sin \omega_1 t, \quad v_2 = \sqrt{2}V_2 \sin \omega_2 t, \quad \dots, \quad v_n = \sqrt{2}V_n \sin \omega_n t$$

のとき、

$$V = \sqrt{V_1^2 + V_2^2 + \dots + V_n^2} = \sqrt{\sum_{k=1}^n V_k^2} \quad \text{で表せる。}$$

**相互に相関のない信号、ノイズ**も上の計算方法で振幅（実効値、RMS値）が求められる。

(4) 歪み波のひずみ率  $k$ 

基本波の実効値を  $V_1$  とすると、ひずみ率  $k$  は、

$$k = \frac{V_1}{\sqrt{V_2^2 + V_3^2 + \dots + V_n^2}} = \frac{V_1}{\sqrt{\sum_{i=2}^n V_i^2}} \quad \text{と表される。}$$

実効値が  $V$ 、 $I$  である角周波数  $\omega$  の交流電圧  $v$  と電流  $i$  が、位相  $\theta$  のズレを持って流れている回路の電力  $p$  を考える。つまり、

$$v = \sqrt{2}V \sin \omega t, \quad i = \sqrt{2}I \sin(\omega t - \theta)$$

において、

$$\begin{aligned} p &= vi = 2VI \sin \omega t \sin(\omega t + \theta) \\ &= VI \cos \theta - VI \cos(2\omega t - \theta) \\ &= VI \cos \theta (1 - \cos 2\omega t) - VI \sin \theta \sin 2\omega t \end{aligned}$$

に着目する。1項目と2項目の各々時間に依存しない成分を各々

$$P_e = VI \cos \theta \quad \text{実効電力（又は有効電力 単位：[W]）}$$

$$P_r = VI \sin \theta \quad \text{無効電力（単位：[var]）}$$

$$P_a = VI \quad \text{皮相電力（単位：[VA]）}$$

と呼び、

$$P_a^2 = P_e^2 + P_r^2 \quad \text{の関係があることから} \quad P_a = P_e + jP_r \quad \text{とも書く。}$$

通常、 $P_r < 0$  の場合を「進み」、 $P_r > 0$  の場合を「遅れ」と表記する。

VやIが複素数で与えられている場合は、

$$\dot{P} = \dot{V} \cdot \bar{\dot{I}} \quad (\dot{I} \text{ は共役複素数にして掛ける})$$

で求められる。例えば、

$$\dot{V} = V \exp(-j\varphi), \quad \dot{I} = I \exp\{-j(\varphi + \theta)\}$$

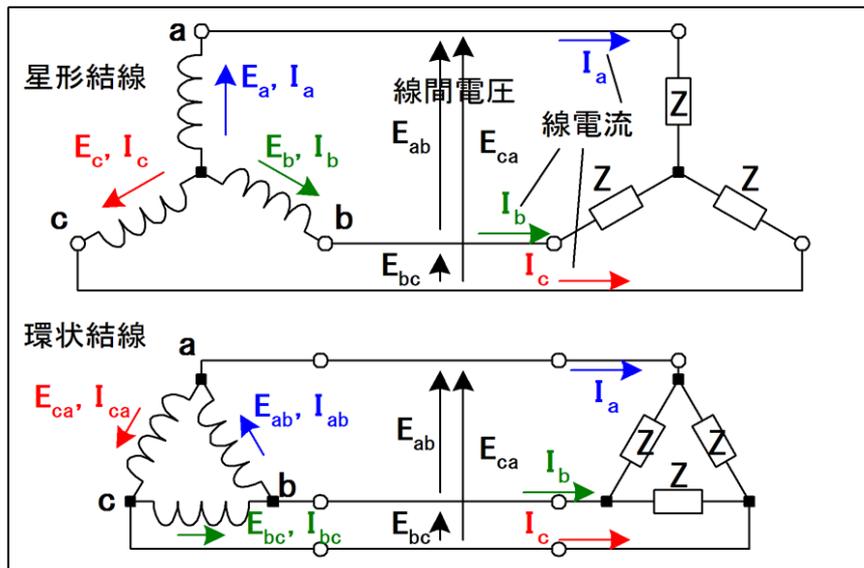
とすると、

$$\begin{aligned} \dot{P} &= \dot{V} \cdot \bar{\dot{I}} \\ &= V(-\cos\varphi - j\sin\varphi)I\{-\cos(\varphi + \theta) + j\sin(\varphi + \theta)\} \\ &= VI\cos\theta + jVI\sin\theta \\ &= P_e + jP_r \end{aligned}$$

	有効電力	無効電力	皮相電力	力率
電力表記	$P_e$	$P_r$	$P_a = \sqrt{P_e^2 + P_r^2}$	$\frac{P_e}{\sqrt{P_e^2 + P_r^2}}$
電流表記	$rI^2$	$xI^2$	$I^2 \sqrt{r^2 + x^2}$	$\frac{r}{\sqrt{r^2 + x^2}}$
電圧表記	$gV^2$	$-bV^2$	$V^2 \sqrt{g^2 + b^2}$	$\frac{g}{\sqrt{g^2 + b^2}}$
皮相電力 表記	$VI \cos \theta$	$VI \sin \theta$	$VI$	$\cos \theta$

## 07. 三相交流

回路は全て平衡回路とする。



発電機の各相の相電圧、相電流を

星形結線...  $E_a, E_b, E_c$  [V]、  
 $I_a, I_b, I_c$  [A]

環状結線...  $E_{ab}, E_{bc}, E_{ca}$  [V]、  
 $I_{ab}, I_{bc}, I_{ca}$  [A]

とする。

## (1) 星型結線の場合

線間電圧  $E_{ab}, E_{bc}, E_{ca}$  は、

$$E_{ab} = E_{bc} = E_{ca} = \sqrt{3}E \quad (\because E_a = E_b = E_c = E)$$

線電流は相電流  $I_a, I_b, I_c$  に等しい。

## (2) 環状結線の場合

線電流  $I_a, I_b, I_c$  は、相電流の  $\sqrt{3}$  倍

$$I_a = I_b = I_c = \sqrt{3}I \quad (\because I_{ab} = I_{bc} = I_{ca} = I)$$

線電圧は相電圧  $E_{ab}, E_{bc}, E_{ca}$  に等しい。