# УДК 621.31.

## Ю.А.СИРОТИН, канд. тех. наук, доц., НТУ «ХПИ»

# ТОК, МОЩНОСТЬ И УРАВНЕНИЕ ПУЛЬСАЦИЙ В ТРЕХФАЗНОЙ СИСТЕМЕ

Для трифазної системи при несиметричній синусоїдальній напрузі в точці підключення несиметричного навантаження розглянуті два ортогональних розкладання повного трифазного струму. Отримано два рівняння потужності.

Для трехфазной системы при несимметричном синусоидальном напряжении в точке подключения несимметричной нагрузки рассмотрены два ортогональных разложения полного трехфазного тока. Получены два уравнения мощности.

For three-phase system with an asymmetric sinusoidal voltage at the point of connection asymmetrical loading two orthogonal decomposition of full three-phase current are considered. Two power equations are obtained.

В однофазной цепи передача энергии от источника с синусоидальным напряжением в линейную нагрузку происходит с переменной скоростью [1]. В трехфазной цепи это не так. Так, в симметричном режиме (нагрузка и напряжение симметричны) мгновенная мощность не имеет пульсирующей составляющей – режим уравновешен [1]. В реальной ситуации режим несимметричен (нагрузку и/или напряжение несимметричны), что приводит к появлению пульсаций мгновенной мощности (ММ).

В 3-проводной системе при симметричном напряжении и несимметричной нагрузке ток обратной последовательности определяет и мощность пульсаций (МП) и мощность несимметрии (МН) нагрузки. В этом режиме эти мощности равны. Это стало основанием предположить, что МП должна входить в уравнение мощности вместо МН (мощности небаланса в 3-проводной системе) и при несимметричном напряжении [2]. Как отмечено в [3] это предположение оказалось неправильным (однако соответствующее уравнение опубликовано в ряде монографий).

Действительно, если напряжение несимметрично, а нагрузка симметрична (для 3-проводной системы сбалансирована), то МН нагрузки равна нулю, однако пульсации наблюдаются [4,5]. При симметричном напряжении в 4-проводной цепи МН определена как током обратной последовательности, так и током нулевой последовательности, а пульсации – только током обратной последовательности [6]. Таким образом, в различных режимах присутствие или отсутствие этих мощностей может быть не одновременным, а при их наличии они имеют разные значения. МП и МН - различные характеристики энергетических процессов. Однако они связаны между собой.

Задача заключается в установлении этой связи в общей ситуации несимметрии нагрузки и несимметрии напряжения.

Уравнение мощности потерь – квадратичное разложение полной (кажущейся) мощности на мощность баланса и мощность небаланса – характеризует качественный и количественный состав энергетических процессов в цепи с точки зрения дополнительных потерь (на один Ом) [7, 8]. Однако, это уравнение мощности не определяет наличие или отсутствие пульсаций в цепи [6]. В работе показано, что пульсации обусловлены компонентой тока, которая полностью определяет МП. Эта компонента определена ортогональной проекцией вектора полного тока на *сопряженный* вектор комплексных действующих значений напряжений и названа *током пульсаций*. Ортогональное дополнение тока пульсаций до полного тока определяет *непульсирующий ток*. Ток пульсаций и непульсирующий ток дают новое квадратичное разложение кажущейся мощности (*уравнение мощности пульсаций*). Это *уравнение* характеризует энергетические процессы с точки зрения скорости потока энергии в точке подключения нагрузки.

## Энергетические процессы в точке подключения нагрузки

В точке подключения нагрузки потребителя к распределительной сети в трёхпроводном сечении <*a*,*b*,*c* > трехфазной (трех/четырехпроводной) системы с синусоидальными процессами мгновенные значения трехфазного напряжения и трехфазного тока

$$\boldsymbol{u}(t) = (\boldsymbol{u}_a(t), \boldsymbol{u}_b(t), \boldsymbol{u}_c(t))^{\top} = \sqrt{2} \Re \boldsymbol{e}[\boldsymbol{U}\boldsymbol{e}^{j\omega t}], \qquad (1.a)$$

$$\boldsymbol{i}(t) = (i_a(t), i_b(t), i_c(t))^{\top} = \sqrt{2} \Re \boldsymbol{e}[\boldsymbol{I}\boldsymbol{e}^{j\omega t}]$$
(1.6)

однозначно определены трехмерными комплексными векторами напряжения (3d-комплексами)  $\boldsymbol{U} = (\dot{U}_a, \dot{U}_b, \dot{U}_c)^\top и$  тока  $\boldsymbol{I} = (\dot{I}_a, \dot{I}_b, \dot{I}_c)^\top -$  векторами комплексных *действующих значений* (*д.з.*):

$$\boldsymbol{U} = \frac{\sqrt{2}}{T} \int_{0}^{T} \boldsymbol{u}(t) e^{-j\omega t} dt , \qquad \boldsymbol{I} = \frac{\sqrt{2}}{T} \int_{0}^{T} \boldsymbol{i}(t) e^{-j\omega t} dt , \qquad (2)$$

где  $\top$  – знак транспонирования, T – период ( $T\omega=2\pi$ ).

При синусоидальных процессах мгновенную мощность

$$p(t) = u_a(t)i_b(t) + u_b(t)i_b(t) + u_c(t)i_c(t)$$
(3.a)

можно представить как

$$p(t) = \boldsymbol{u}(t)^{\top} \boldsymbol{i}(t) = \Re \boldsymbol{e}[\dot{\boldsymbol{S}} + \dot{\boldsymbol{N}} \boldsymbol{e}^{j2\omega t}].$$
(3.6)

Стандартная комплексная мощность (СКМ) равна комплексному скалярному произведению векторов напряжения и тока [4, 6]

$$\dot{S} = \boldsymbol{U}^{\mathsf{T}} \boldsymbol{I}^* = \dot{U}_a I_a^* + \dot{U}_b I_b^* + \dot{U}_c I_c^*, \qquad (4.a)$$

$$\dot{S} = \boldsymbol{U}^{\top} \boldsymbol{I}^* = (\boldsymbol{U}, \boldsymbol{I}) \,. \tag{4.6}$$

СКМ – комплексное число P + jQ, ее реальная часть равна средней (активной) мощности за интервал наблюдения  $[\tau, \tau + T]$ 

$$P = \Re e\dot{S} = \Re e(P + jQ) = \frac{1}{T} \int_{\tau}^{\tau+T} p(t)dt .$$
(5)

Мнимая часть СКМ  $\Im m\dot{S} = Q$  определяет реактивную мощность.

Комплексная амплитуда пульсирующей мощности (*мощность пульсаций*)

$$\dot{N} = |\dot{N}| e^{j \arg \dot{N}} = \dot{U}_a \dot{I}_a + \dot{U}_b \dot{I}_b + \dot{U}_c \dot{I}_c , \qquad (6.a)$$

равна комплексному скалярному произведению вектора тока и комплексно сопряженного (КС) вектора напряжения  $\boldsymbol{U}^* = (U_a^*, U_b^*, U_c^*)^\top$  [4,6]

$$\dot{N} = \boldsymbol{I}^{\mathsf{T}} \boldsymbol{U} = (\boldsymbol{I}, \boldsymbol{U}^*) \,. \tag{6.6}$$

Полная (кажущаяся) мощность определена произведением

$$S_{B} = U \cdot I = |U| |I|$$

$$\tag{7}$$

д.з. напряжения и д.з. тока

$$|\boldsymbol{U}| = \sqrt{\boldsymbol{U}^{\top}\boldsymbol{U}^{*}} = \sqrt{|\dot{\boldsymbol{U}}_{a}|^{2} + |\dot{\boldsymbol{U}}_{b}|^{2} + |\dot{\boldsymbol{U}}_{c}|^{2}}, \qquad (8.a)$$

$$\boldsymbol{I} \models \sqrt{\boldsymbol{I}^{\top} \boldsymbol{I}^{*}} = \sqrt{|\dot{\boldsymbol{I}}_{a}|^{2} + |\dot{\boldsymbol{I}}_{b}|^{2} + |\dot{\boldsymbol{I}}_{c}|^{2}} \quad . \tag{8.6}$$

Справедливо неравенство Шварца [9]

$$|(\boldsymbol{U},\boldsymbol{I})| \leq |\boldsymbol{U}||\boldsymbol{I}| \implies S_G \leq S_B \tag{8.B}$$

где  $S_G = |\dot{S}| = \sqrt{P^2 + Q^2}$  - геометрическая мощность, равная модулю СКМ.

## Несбалансированный режим, ток баланса и баланса

В (8.в) равенство достигается, только если вектор полного тока (комплексно) пропорционален вектору напряжения ( $I \parallel U$ )

$$\boldsymbol{I} = \dot{Y}_{S}\boldsymbol{U} \quad \Leftrightarrow \quad \frac{\dot{I}_{a}}{\dot{U}_{a}} = \frac{\dot{I}_{b}}{\dot{U}_{b}} = \frac{\dot{I}_{c}}{\dot{U}_{c}} = \dot{Y}_{S} = |\dot{Y}_{S}| e^{j\varphi_{S}} \quad , \tag{9}$$

что определяет сбалансированный режим [8–9]. Если нагрузка симметрична, то режим сбалансирован. Однако обратное утверждение верно не для любой нагрузки. В 4–проводной цепи сбалансированность режима и симметричность нагрузки – эквивалентные понятия. В 3–проводной цепи режим может быть сбалансированным и при несимметричной нагрузке. Так, схема симметризации Штейнметца реализует несимметричную  $\Delta$  нагрузку, и при симметричном напряжении обеспечивает сбалансированный режим (даже с единичным коэффициентом мощности  $\lambda = P/S_B$ ) [5,7].

В сбалансированном режиме реактивная мощность характеризует фазовый сдвиг между векторами тока и напряжения. Геометрическая мощность равна полной мощности, что определяет сокращенное уравнение мощности и дает формулу для вычисления *коэффициента мощности*  $\lambda$  через фазовый сдвиг между векторами тока и напряжения  $(\dot{Y}_{s} = |\dot{Y}_{s}| e^{jY\phi_{s}})$ 

$$I = \dot{Y}_{S}U \implies S_{G} = S_{B}, \implies [I || U]_{S_{D}} = \sqrt{P^{2} + Q^{2}},$$
 (10.a)

$$\lambda = \frac{P}{S_B} = \frac{P}{\sqrt{P^2 + Q^2}} = \cos\varphi_S \,. \tag{10.6}$$

Если *режим несбансирован*, то ортогональная проекция вектор тока на вектор напряжения определяет *ток баланса* [8–9]

$$\boldsymbol{I}_{\boldsymbol{b}} = \frac{\boldsymbol{I}^{\top} \boldsymbol{U}^{*}}{|\boldsymbol{U}|^{2}} \boldsymbol{U} = \underbrace{(\boldsymbol{S}^{*} / \boldsymbol{U}^{2})}_{\dot{Y}_{\boldsymbol{S}}} \boldsymbol{U} = \dot{Y}_{\boldsymbol{S}} \boldsymbol{U} , \qquad (11.a)$$

а ток небаланса

$$\boldsymbol{I}_{u} = \boldsymbol{I} - \boldsymbol{I}_{b} \tag{11.6}$$

равен ортогональному дополнению вектора тока баланса до вектора тока. Справедливо ортогональное разложение полного тока

$$\boldsymbol{I} = \boldsymbol{I}_b + \underbrace{(\boldsymbol{I} - \boldsymbol{I}_b)}_{\boldsymbol{I}_u} = \boldsymbol{I}_b + \boldsymbol{I}_u, \qquad (11.B)$$

Ток баланса связан с СКМ и обладает однозначным энергетическим смыслом: «Среди всех токов, которые при заданном напряжении в нагрузку поставляют энергию с такой же комплексной мощностью, что и полный ток, ток баланса имеет *минимальное д.з.*».

Именно ортогональное разложение полного тока приводит (теорема Пифагора для компонент тока) к уравнению мощности потерь и изменяет формулу для коэффициента мощности

$$|\mathbf{I}|^{2} = |\mathbf{I}_{b}|^{2} + |\mathbf{I}_{u}|^{2} \implies S_{B}^{2} = S_{G}^{2} + D_{u}^{2} \implies S_{B}^{2} = P^{2} + \underbrace{Q^{2} + D_{u}^{2}}_{\text{ополнишельные}}, \qquad \lambda = \frac{P}{S_{B}} = \frac{P}{\sqrt{P^{2} + Q^{2} + D_{u}^{2}}}.$$
 (12)

Где  $D_u = |U \times I| - \partial .3$ . вектора мощности небаланса [8,9]. Здесь и далее  $\times$  – знак операции векторного произведения.

## Уравновешенный режим и ток пульсаций

Из (6) следует, что если вектор тока ортогонален КС вектору фазных напряжений  $U^*$ , то пульсации отсутствуют (режим *уравновешен*). Понятия уравновешенности и сбалансированности не совпадают. Однако, если режим сбалансирован ( $I = \dot{Y}U$ ), а U и  $U^*$  ортогональны ( $U \perp U^*$ ), то вектор тока ортогонален  $U^*$ и пульсации отсутствуют  $\dot{N} = (I, U^*) = \dot{Y}(U, U^*) = 0$ . Так, если напряжение симметрично прямой последовательности  $U = \dot{U}e_I$ , то КС вектор напряжения является вектором обратной последовательности.

$$\boldsymbol{U} = \dot{\boldsymbol{U}}\boldsymbol{e}_1 \Longrightarrow \boldsymbol{U}^* = (\dot{\boldsymbol{U}}\boldsymbol{e}_1)^* = \boldsymbol{U}^*\underbrace{(\boldsymbol{e}_1)^*}_{\boldsymbol{e}_2} = \boldsymbol{U}^*\boldsymbol{e}_2$$

Поэтому 3d-комплексы U и  $U^*$  при симметричном напряжении также ортогональны и, если нагрузка симметрична, то пульсации отсутствуют (симметричный режим уравновешен).

Здесь и дальше

$$\boldsymbol{e}_{1} = \frac{1}{\sqrt{3}} \begin{pmatrix} 1 \\ \alpha^{*} \\ \alpha \end{pmatrix}, \qquad \boldsymbol{e}_{2} = \frac{1}{\sqrt{3}} \begin{pmatrix} 1 \\ \alpha \\ \alpha^{*} \end{pmatrix}$$
(13)

- нормированные вектора (орты  $|e_1|=1, |e_2|=1$ ) прямой и обратной последовательности. ( $\alpha = e^{j2\pi/3}$ ) [6].

Если режим неуравновешен, то *ортогональная* проекция вектора тока на *комплексно сопряженный* вектор напряжения определяет 3d компоненту тока

$$I_{p} = \frac{(I, U^{*})}{(U, U^{*})} U^{*} = \frac{I^{\top} U}{|U|^{2}} U^{*} = \frac{\dot{N}}{U^{2}} U^{*}, \qquad (14.a)$$

которая названа током пульсаций.

*Непульсирующий ток* определяется как ортогональное дополнение тока пульсаций до полного тока

$$\boldsymbol{I}_n = \boldsymbol{I} - \boldsymbol{I}_p \,. \tag{14.6}$$

Справедливо ортогональное разложение полного тока

$$\boldsymbol{I} = \boldsymbol{I}_p + \underbrace{(\boldsymbol{I} - \boldsymbol{I}_p)}_{\boldsymbol{I}_n} = \boldsymbol{I}_p + \boldsymbol{I}_n$$
(14.B)

Так как  $I_p \parallel U^*$  и  $I_n \perp U^*$ , то МП полного тока обусловлена только током пульсаций

$$\dot{N} = (\boldsymbol{I}, \boldsymbol{U}^*) = (\boldsymbol{I}_p + \boldsymbol{I}_n, \boldsymbol{U}^*) = (\boldsymbol{I}_p, \boldsymbol{U}^*) + \underbrace{(\boldsymbol{I}_n, \boldsymbol{U}^*)}_{=0} = \boldsymbol{I}_p^\top \boldsymbol{U}, \quad (14.\Gamma)$$

Тем самым, ток пульсаций имеет минимальное д.з. среди всех токов, которые при заданном напряжении имеют такую же мощность пульсаций, что и полный ток. Конкретизируем полученные результаты для трехпроводной цепи.

### Энергетические процессы в трехпроводной цепи

В трехпроводной цепи напряжение можно измерять относительно искусственной точки заземления (Puc.1),



Рис. 1 – Трехфазная трехпроводная система

что совместно с 1 законом Кирхгофа дает [9]

$$\boldsymbol{I}^{\top} \boldsymbol{e}_{\boldsymbol{\theta}} = (\dot{I}_{a} + \dot{I}_{b} + \dot{I}_{c}) / \sqrt{3} = 0; \qquad (15.a)$$

$$\boldsymbol{U}^{\top} \boldsymbol{e}_{\theta} = (\dot{U}_{a} + \dot{U}_{b} + \dot{U}_{c}) / \sqrt{3} = 0 \quad . \tag{15.6}$$

Здесь  $e_{\theta} = (1,1,1)^{\top} / \sqrt{3}$  - нормализованный вектор (орт) нулевой последовательности

Тем самым, энергетические синусоидальные процессы, происходящие в трехпроводном сечении  $\langle a,b,c \rangle$  3-проводной цепи, характеризуются 3d-комплексами, которые ортогональны орту нулевой последовательности. Такие 3d-комплексы (комплексные вектора) образуют двумерное подпространство. Орты прямой и обратной последовательности (13) определяют базис этого подпространства [9]. Однако такой базис не единственен.

# Ортонормированные базисы потерь и пульсаций

При несимметричном напряжении 3d-комплексы U и  $U^*$  не ортогональны. Однако 3d- комплекс *межфазных напряжений* 

$$\boldsymbol{U}_{\nabla} = \sqrt{3} (\boldsymbol{U} \times \boldsymbol{e}_{\boldsymbol{\theta}}) = \begin{bmatrix} \dot{\boldsymbol{U}}_{b} - \dot{\boldsymbol{U}}_{c} \\ \dot{\boldsymbol{U}}_{c} - \dot{\boldsymbol{U}}_{a} \\ \dot{\boldsymbol{U}}_{a} - \dot{\boldsymbol{U}}_{b} \end{bmatrix}$$
(16)

комплексно ортогонален КС 3d-комплексу напряжений  $U^*$ , так как смешанное напряжение с двумя одинаковыми векторами равно нулю

$$(\boldsymbol{U}_{\nabla}, \boldsymbol{U}^*) = \boldsymbol{U}_{\nabla}^{\top} \boldsymbol{U} = \sqrt{3} (\boldsymbol{U} \times \boldsymbol{e}_{\boldsymbol{\theta}})^{\top} \boldsymbol{U} = \boldsymbol{\theta}.$$

Это позволяет определить два ортонормированных базиса: базис потерь и КС к нему базис пульсаций

$$\mathcal{B} = \{\boldsymbol{m}, \boldsymbol{m}_{\nabla}\}, \qquad \mathcal{B}^* = \{\boldsymbol{m}^*, \boldsymbol{m}_{\nabla}^*\}. \qquad (17)$$

Здесь орты 3d-комплексов:  $m = U/|U| - \phi$ азных напряжений,

 $\boldsymbol{m}_{\nabla} = \boldsymbol{m}^* \times \boldsymbol{e}_{\theta} - \mathrm{KC}$  межфазных напряжений, и

 $\boldsymbol{m}^* = \boldsymbol{U}^* / |\boldsymbol{U}^*| - \mathrm{KC} \phi$ азных напряжений,

 $\boldsymbol{m}_{\nabla}^{*} = \boldsymbol{m} \times \boldsymbol{e}_{\boldsymbol{\theta}} - \boldsymbol{m} \boldsymbol{e} \boldsymbol{\omega} \boldsymbol{\phi} \boldsymbol{a} \boldsymbol{s}$ ных напряжений.

Раскладывая орты одного базиса по ортам другого базиса, можно показать, что орты базисов (17) связаны векторно-матричными уравнениями

$$\begin{bmatrix} m \\ m_{\nabla} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{\eta} & \dot{\mu} \\ \mu^* & \dot{\eta} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} m_{\nabla}^* \\ m^* \end{bmatrix}, \qquad \begin{bmatrix} m_{\nabla}^* \\ m^* \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \eta^* & \dot{\mu} \\ \mu^* & \eta^* \end{bmatrix} \begin{bmatrix} m \\ m_{\nabla} \end{bmatrix} ; \qquad (18)$$

Матрицы преобразований  $\mathcal{A}$  и  $\mathcal{A}^{-1}$  ортогональны (даже унитарны так как  $\mathcal{A}^{-1} = (\mathcal{A}^{\top})^* = (\mathcal{A}^*)^{\top}$ ).

Комплексные коэффициенты матриц  $\mathcal{A}$  и  $\mathcal{A}^{-1}$ :

$$\dot{\mu} = (\boldsymbol{m}, \boldsymbol{m}^*) = \boldsymbol{m}^\top \boldsymbol{m} , \quad \boldsymbol{\mu}^* = \boldsymbol{m}_{\nabla}^\top \boldsymbol{m}_{\nabla} = (\boldsymbol{m}^\top \boldsymbol{m})^* , \quad (19.a)$$

$$\dot{\eta} = \boldsymbol{m}_{\nabla}^{\top} \boldsymbol{m} = \boldsymbol{m}^{\top} \boldsymbol{m}_{\nabla} \quad \boldsymbol{\eta}^{*} = (\boldsymbol{m}_{\nabla}^{\top} \boldsymbol{m})^{*} = -\dot{\boldsymbol{\eta}}$$
(19.6)

удовлетворяют условию  $|\dot{\mu}|^2 + |\dot{\eta}|^2 = 1$ .

Если напряжение симметрично  $U = U_1 e_1$ , то  $\dot{\mu} = 0$ ,  $\dot{\eta} = j$  и введенные нормированные вектора (17) с точностью до фазового множителя совпадают с ортами прямой и обратной последовательностей (13)

$$m = e_1, \quad m_{\nabla} = je_2, \quad m^* = (e_1)^* = e_2, \quad m^*_{\nabla} = -je_1.$$
 (20)

Ток баланса и небаланса

Разложение вектора тока

$$\boldsymbol{I} = \boldsymbol{I}_{b}\boldsymbol{m} + \boldsymbol{I}_{u}\boldsymbol{m}_{\nabla} = \boldsymbol{I}_{b} + \boldsymbol{I}_{u} \tag{21}$$

по введенному базису  $\mathcal{B} = \{m, m_{\forall}\}$  определено ортогональными проекциями вектора тока на орты базиса (координатами  $\dot{I}_b$ ,  $\dot{I}_u$ )

$$\dot{I}_b = \mathbf{I}^{\top} \mathbf{m}^* = S^* / U$$
,  $\dot{I}_u = \mathbf{I}^{\top} \mathbf{m}_{\nabla}^* = (\mathbf{I} \times \mathbf{U})^{\top} \mathbf{e}_{\theta} / U = \dot{D}_0 / U$ . (22.a)

Здесь  $\dot{D}_0 = (\mathbf{I} \times \mathbf{U})^\top \mathbf{e}_{\theta} = \mathbf{I}^\top (\mathbf{U} \times \mathbf{e}_{\theta}) = \mathbf{I}^\top \mathbf{U}_{\nabla} / \sqrt{3}$  алгебраическая проекция 3d-комплекса мощности небаланса  $\mathbf{D} = \mathbf{U} \times \mathbf{I}$  на орт  $\mathbf{e}_{\theta}$ .

$$\dot{D}_{0} = \boldsymbol{D}^{\top} \boldsymbol{e}_{\theta} == \frac{1}{\sqrt{3}} [\dot{I}_{a} (\dot{U}_{b} - \dot{U}_{c}) + \dot{I}_{b} (\dot{U}_{c} - \dot{U}_{a}) + \dot{I}_{c} (\dot{U}_{a} - \dot{U}_{b})]$$

Введенные компоненты вектор тока *комплексно* параллельны 3dкомплексам фазных ( $I_b \parallel U$ ) и КС межфазных ( $I_u \parallel U_{\forall}^*$ ) напряжений:

$$I_{b} = \dot{I}_{b} m = \frac{I^{\top} U^{*}}{|U|^{2}} U = \frac{S^{*}}{U^{2}} U, \qquad (22.6)$$

$$\boldsymbol{I}_{u} = \dot{I}_{u} \boldsymbol{m}_{\nabla} = \frac{\dot{D}_{0}}{U^{2}} (\boldsymbol{U}^{*} \times \boldsymbol{e}_{\theta}) = \frac{\sqrt{3} \dot{D}_{0}}{|\boldsymbol{U}_{\nabla}|^{2}} \boldsymbol{U}_{\nabla}^{*} .$$
(22.B)

Разложение (21) характеризуется парой комплексных мощностей ( $S^* = \dot{I}_b \cdot U, \dot{D}_0 = \dot{I}_u \cdot U$ ) и дает квадратичное разложение кажущейся мощности (уравнение потерь)

$$|\mathbf{I}|^2 = |\mathbf{I}_b|^2 + |\mathbf{I}_u|^2, \quad |\dot{\mathbf{I}}|^2 = |\dot{\mathbf{I}}_b|^2 + |\dot{\mathbf{I}}_u|^2$$
(23.a)

$$\Rightarrow S_B^2 = |S^*|^2 + |\dot{D}_0|^2$$
(23.6)

## Пульсирующая и непульсирующая компоненты тока

Другое разложение полного тока дает комплексно сопряженный базис  $\mathcal{B}^* = \{ \boldsymbol{m}_{\nabla}^*, \boldsymbol{m}^* \}$ 

$$\boldsymbol{I} = \dot{\boldsymbol{I}}_{p}\boldsymbol{m}^{*} + \dot{\boldsymbol{I}}_{n}\boldsymbol{m}_{\nabla}^{*} = \boldsymbol{I}_{p} + \boldsymbol{I}_{n}$$
(24)

В базисе  $\mathcal{B}^*$  ортогональные проекции вектора тока на орты базиса (координаты  $\dot{I}_p$ ,  $\dot{I}_n$ ) определяют: комплекс  $\dot{N}$  пульсирующей мощности и комплекс  $\dot{K}$  непульсирующей мощности

$$\dot{I}_p = (\boldsymbol{I}, \boldsymbol{m}^*) = \boldsymbol{I}^\top \boldsymbol{m} \qquad \Rightarrow \qquad \dot{N} = \dot{I}_p \cdot \boldsymbol{U}, \qquad (25.a)$$

$$\dot{I}_n = (\boldsymbol{I}, \boldsymbol{m}_{\nabla}^*) = \boldsymbol{I}^\top \boldsymbol{m}_{\nabla} \qquad \Rightarrow \qquad \dot{K} = \dot{I}_n \cdot \boldsymbol{U} \ . \tag{25.6}$$

Взаимно ортогональные 3d-комплексы разложения (24) ( $I_p \perp I_n$ ) определяют мгновенные компоненты полного тока

$$\boldsymbol{I}_{p} = \boldsymbol{I}_{p}\boldsymbol{m}^{*} \implies \boldsymbol{i}_{p} = \boldsymbol{i}_{p}(t) = \sqrt{2}\Re\boldsymbol{e}[\boldsymbol{I}_{p}\boldsymbol{e}^{j\omega t}], \qquad (26.a)$$

$$\boldsymbol{I}_{n} = \dot{\boldsymbol{I}}_{n} \boldsymbol{m}_{\nabla}^{*} \implies \boldsymbol{i}_{n} = \boldsymbol{i}_{n}(t) = \sqrt{2} \Re \boldsymbol{e} [\boldsymbol{I}_{n} \boldsymbol{e}^{j\omega t}], \qquad (26.6)$$

Так как компоненты разложения (24), ортогональны ( $I_p \perp I_n$ ), то для них справедлива теорема Пифагора. Это дает квадратичное разложение кажущейся мощности (*уравнение пульсаций*), которое не совпадает с (23.6)

$$|I|^{2} = |I_{p}|^{2} + |I_{n}|^{2}, \quad |\dot{I}|^{2} = |\dot{I}_{p}|^{2} + |\dot{I}_{n}|^{2}$$
 (27.a)

$$S_B^2 = |\dot{N}|^2 + |\dot{K}|^2$$
(27.a)

Таким образом, уравновешенный и сбалансированный режим – различные энергетические понятия, так как являются компонентами двух несовпадающих (при несимметричном напряжении) разложений (см. Рис.2.)



 $(\{m, m_{\nabla}\})$  - базис потерь;  $\{m_{\nabla}^{*}, m^{*}\}$  - базис пульсаций) Рис.2. Разложение 3d-комплекса полного тока в базисах

Однако введенные токи (мощности) разложения (24) связаны с токами (мощностями) баланса и небаланса (21). Установим эту связь.

## Связь токов и мощностей введенных разложений

Матрицы (18) связывают базисы (17), транспонированные к ним матрицы определяют координаты 3d-комплексов в одном базисе через координаты в другом базисе. Так, для координат тока справедливо

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_{b} \\ \dot{I}_{u} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \eta^{*} & \mu^{*} \\ \dot{\mu} & \eta^{*} \end{bmatrix}}_{\mathcal{A}^{*}} \begin{bmatrix} \dot{I}_{n} \\ \dot{I}_{p} \end{bmatrix}, \qquad \begin{bmatrix} \dot{I}_{n} \\ \dot{I}_{p} \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{\eta} & \mu^{*} \\ \dot{\mu} & \dot{\eta} \end{bmatrix}}_{\mathcal{A}^{\top}} \begin{bmatrix} \dot{I}_{b} \\ \dot{I}_{u} \end{bmatrix}$$
(28)

Умножая тождества (28) на *д.з.* 3-фазного напряжения *U* получим связь между мощностями двух уравнений мощности (23.6) и (27.6)

$$\begin{bmatrix} S^* \\ \dot{D}_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \eta^* & \mu^* \\ \dot{\mu} & \eta^* \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{K} \\ \dot{N} \end{bmatrix}, \qquad \begin{bmatrix} \dot{K} \\ \dot{N} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{\eta} & \mu^* \\ \dot{\mu} & \dot{\eta} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} S^* \\ \dot{D}_0 \end{bmatrix}$$
(29)

## В явном виде имеем представление для токов и мощностей

$$\begin{cases} \dot{I}_b = \eta^* \dot{I}_n + \mu^* \dot{I}_p \\ \dot{I}_u = \eta^* \dot{I}_p + \dot{\mu} \dot{I}_n \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} S^* = \eta^* \dot{K} + \mu^* \dot{N} \\ \dot{D}_0 = \eta^* \dot{N} + \dot{\mu} \dot{K} \end{cases};$$
(30.a)

$$\begin{cases} \dot{I}_n = \dot{\eta}\dot{I}_b + \mu^*\dot{I}_u \\ \dot{I}_p = \dot{\mu}\dot{I}_b + \dot{\eta}\dot{I}_u \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \dot{K} = \dot{\eta}S^* + \mu^*\dot{D}_0 \\ \dot{N} = \dot{\mu}S^* + \dot{\eta}\dot{D}_0 \end{cases} .$$
(30.6)

Коэффициент  $\dot{\mu} = (\boldsymbol{m}, \boldsymbol{m}^*) = \boldsymbol{m}^\top \boldsymbol{m} = (\boldsymbol{U}^\top \boldsymbol{U}) / U^2$ , характеризует качество напряжения [4].

В частности, если напряжение симметрично, то  $\dot{\mu} = 0$ ,  $\dot{\eta} = j$  и:

- ток прямой последовательности равен току баланса и (с точностью до фазового множителя) совпадает с *непульсирующим* током  $\dot{I}_1 = \dot{I}_b = e^{-j\pi/2}\dot{I}_n$  (СКМ не вызывает пульсаций);
- ток обратной последовательности равен току *пульсаций* и (с точностью до фазового множителя) совпадает с током небаланса  $\dot{I}_2 = \dot{I}_p = e^{j\pi/2} \dot{I}_u$  (только несбалансированный ток вызывает пульсации);
- $\dot{N} = j\dot{D}_0$  и уравнения мощности (23) и (27) совпадают.

# Ток Fryze и уравнение мощности потерь

Ток баланса содержит две составляющие [6]: активный ток (ток Fryze) и реактивный ток

$$I_{b} = \frac{S^{*}}{U^{2}}U = \frac{P - jQ}{U^{2}}U = \frac{P}{\underbrace{U^{2}}_{I_{A}}}U + \frac{Qe^{-j\pi/2}}{\underbrace{U^{2}}_{I_{r}}}U = I_{A} + I_{r}.$$
 (31)

вектор тока можно представить суммой двух составляющих: активного тока *Fryze* и *неактивного* тока *Fryze* 

$$I = I_b + I_u = \underbrace{I_A + I_r}_{I_b} + I_u = I_A + \underbrace{I_r + I_u}_{\substack{nearmushid \\ mok \ Frize}} = I_A + I_F.$$
(32)

Среди всех токов, которые при заданном напряжении в нагрузку поставляют энергию с такой же активной мощностью, что и полный ток, активный ток *Fryze* имеет *минимальное д.з.* 

Неактивный ток Fryze полностью определяет дополнительные потери (от реактивного и несбалансированного тока). Уравнение мощности определяет коэффициент мощности через активный и неактивный ток Fryze

$$I = I_A + \underbrace{I_r + I_u}_{I_F} \implies |I|^2 = |I_A|^2 + \underbrace{|I_r|^2 + |I_u|^2}_{\substack{\text{ODORNUMERABUSE}\\nomepu}} \implies$$

$$\lambda = \frac{P}{S_B} = \frac{|I_A|}{|I_A + I_F|} = \frac{I_A}{\sqrt{I_A^2 + I_F^2}} .$$
(33)

При несимметричном напряжении ( $\dot{\mu} \neq 0$ ) активный, реактивный ток и ток небаланса вызывают пульсации

$$\dot{N} = (\boldsymbol{I}_A + \boldsymbol{I}_r + \boldsymbol{I}_u)^\top \boldsymbol{U} = \dot{N}_A + \dot{N}_r + \dot{N}_u = \underbrace{\mu P}_{N_A} + \underbrace{\mu Q e^{-j\pi/2}}_{N_r} + \underbrace{\eta \dot{D}_0}_{N_u} \quad .$$
(34)

с комплексными амплитудами:  $\dot{N}_{A}, \dot{N}_{r}, \dot{N}_{u}$  .

При *симметричном* напряжении  $\dot{I}_p = e^{j\pi/2}\dot{I}_u$  и устранение дополнительных потерь (компенсация *неактивного* тока *Fryze*) приводит и к устранению пульсаций MM ( $\lambda = 1 \implies \dot{N} = 0$ ). Обратное утверждение не верно, так как реактивный ток (компонента прямой последовательности при симметричном напряжении) не вызывает пульсаций

Из (21.6) и (20.а) следует, что при синусоидальных процессах мгновенную мощность можно представить как

$$p(t) = \boldsymbol{u}(t)^{\top} \boldsymbol{i}(t) = U[I_A + \Re e(\dot{I}_p e^{j2\omega t})]$$

При несимметричном напряжении ( $\mu \neq 0$ ):

- оптимальное устранение дополнительных потерь ( $\lambda = 1$ ) приводит к тому, что полный ток становится равным активному току  $I = I_A$ , однако при этом пульсации полностью не устранены и обусловлены асимметрией напряжения ( $\dot{N} = \dot{N}_A = \dot{\mu}P \neq 0$ ) [5].
- устранение пульсаций мощности  $\dot{N} = 0$  ( $I = I_n$ ) не устраняет полностью ток небаланса, так как оставшийся непульсирующий ток ( $\dot{I}_n \neq 0$ ) имеет в своем составе сбалансированный ток ( $\dot{I}_b = \eta^* \dot{I}_n$ ) и несбалансированный ток ( $\dot{I}_u = \dot{\mu} \dot{I}_n$ ). Тем самым, после устранение пульсаций коэффициент мощности меньше единицы,  $\lambda \leq \eta < 1$ .

#### •

Заключение

1. При несимметричном напряжении мощность небаланса и мощность пульсаций различные энергетические понятия. Мощность небаланса обусловлена током небаланса (который равен нулю и при симметричной нагрузке), а мощность пульсаций обусловлена током пульсаций (который отличен от нуля и при симметричной нагрузке). Ток

небаланса ортогонален току баланса и вектору напряжений. (Величина тока баланса характеризуется комплексной мощностью.) Вектор тока пульсаций коллинеарен комплексно сопряженному вектору напряжений.

2. При несимметричном напряжении вектор напряжений и КС вектор напряжений не ортогональны, поэтому ток пульсаций и ток баланса не ортогональны, а ток пульсаций не совпадает с током небаланса. Мощность небаланса и мощность пульсаций входят в различные уравнения мощностей, которые с разных сторон описывают энергетические процессы в трехфазной цепи.

3. При несимметричном напряжении рассмотренные два дуальных метода разложения полного тока дополняют друг друга и приводят к различным методам компенсации ненужных компонент тока. Каждый из этих методов оптимален только по одному критерию. Это приводит к необходимости постановки и решения двухкритериальной задачи компенсации, в рамках повышения качества поставляемой и потребляемой энергии.

Список литературы: 1. Зевеке Г.В. Основы теории цепей / Г.В. Зевеке, П.А. Ионкин. – М. -Л.: «Госэнергоиздат», 1955.–216 с. 2. Кузнецов В.Г. Схемы симметрирования однофазных нагрузок в трехфазных цепях / А.Н.Милях, А.К.Шидловский, В.Г. Кузнецов. – К.: Наукова думка, 1973. –218с. 3. Кузнецов В. Г. Повышение качества энергии в электрических сетях /А. К Шидловский., В. Г. Кузнецов. – К.: Наукова думка, 1985. – 266 с. 4. Сиротин Ю. А. Пульсации и осцилляции мощности при сбалансированной нагрузке / Ю. А Сиротин // Вісник НТУ «ХПІ». – 2011. – № 3.–121-136, [Электронный ресурс]. – Режим доступа: http://www.nbuv.gov.ua/portal/natural/Vcpi/Ente/2011 3/index.html. 5. Sirotin. Iu. A. Fryze's compensator and Fortescue transformation/Iu. A. Sirotin // Przeglad Elektrotechniczny (Electrical Review). -2011.-vol. 1.-101-106. [Электронный ресурс]. - Режим доступа: http://pe.org.pl/abstract pl.php?nid=4568. 6. Сиротин Ю. А. Мощность разбаланса и пульсации мгновенной мощности при симметричном напряжении / Ю. А. Сиротин // Электрика. – 2009. – № 11.– С. 15-21, [Электронный ресурс]. – Режим доступа: http://www.nait.ru/journals. 7. Сиротин Ю. А.  $\Delta$ -симметризатор - компенсатор Фризе / Ю. А. Сиротин // Вісник НТУ «ХПІ», Сборник научных трудов. Тематический выпуск: Энергетика: надежность и энергоэффективность. - Харьков: НТУ «ХПИ». - 2010. - №. 45. pecvpc]. C. 145-157. [Электронный Режим доступа: http://www.nbuv.gov.ua/portal/natural/vcpi/Ente/2010 1/index.html.8. Сиротин Ю. А. Сбалансированная и разбалансированная составляющие тока в трехфазной несимметричной системе /Ю. А. Сиротин // Вісник ПДТУ.- 2008. - Вип. №18. - С. 81-87, [Электронный ресурс].-Режим доступа: www.nbuv.gov.ua/portal/Natural/VPDTU/2008 18 2/С2/ 9. Сиротин Ю. А. Анализ энергетических процессов в трехпроводной схеме / Ю. А. Сиротин // Вісник НТУ «ХПІ», Сборник научных трудов. Тематический выпуск: Энергетика: надежность и энергоэффективность. - Харьков: НТУ «ХПИ». - 2011. - №.41. - С. 118-133. [Электронный ресурс]. – Режим доступа: www.nbuv.gov.ua/portal/natural/vcpi/Ente/2011 41/index.html.

Поступила в редколлегию 15.04.2012