## 6.3 Шестипульсовая нулевая схема «Звезда – две взаимообратных звезды с уравнительным реактором (УР)» 6.3.1 Схема и её описание

Примем, что напряжение в питающей сети, а следовательно во вторичной обмотке трансформатора синусоидальное.

$$u_2 = \sqrt{2}U_2 \sin \Theta \qquad (6.3.1)$$

Шестипульсовая нулевая схема «Звезда – две взаимообратных звезды с уравнительным реактором (УР)» состоит из трехфазного преобразовательного трансформатора Т с двумя трехфазными вторичными обмотками, напряжение в одноименных фазах которых сдвинут на 180 градусов электрических (рис.6.3.2).

Благодаря этому напряжение вторичных обмоток образует шестифазную симметричную систему, т.е. произошло удвоение числа фаз питающей сети (рис.6.3.1).



Рисунок 6.3.2 - Шестипульсовая нулевая схема выпрямления «Звезда – две обратные звезды с уравнительным реактором»

В каждую фазу вторичной обмотки включены диоды, общий катод **К** которых подключается к +**ш**.

Для обеспечения параллельной работы двух диодов прямой и обратной звезды, имеющих в данный момент наибольшее напряжение на аноде, между нулевыми выводами  $O_1$  и  $O_2$  вторичных обмоток включен уравнительный реактор **УР**, средний вывод которого 0 подключен к –**ш** (рис.6.3.2).

Электромагнитные процессы и процесс выпрямления

трехфазного переменного напряжения в постоянное  $u_d$  наглядно иллюстрируются временными диаграммами напряжений и токов в элементах схемы (рис. 6.3.3)

На рисунке 6.3.3,а приведены (построены) временные диаграммы напряжения  $u_{a1}^{}, u_{b3}^{}, u_{c5}^{}$  нечетной звезды и  $u_{c2}^{}, u_{a4}^{}, u_{b6}^{}$  четной звезды.

6.3.2 Векторная диаграмма напряжений



$$U_{d\max} = \sqrt{2}U_2 \cos 30^{\circ} \quad (6.3.2)$$

Рисунок 6.3.1 – Векторная диаграмма напряжений ВО(а) и амплитуды выпрямленного напряжения  $U_{d \max}(\delta)$  при работе схемы в режиме  $I_d = I_{d \kappa p}$ 

#### 6.3.3 Временные диаграммы и порядок их построения



Рисунок 6.3.3 - Временные диаграммы напряжения вторичной обмотки  $u_2$ , выпрямленного напряжения  $u_d$  и тока  $i_d$ , напряжения ер и тока іур уравнительного реактора, токов фазы ат вторичной  $i_2$  и фазы А первичной  $i_1$  обмоток трансформатора, тока  $i_V$  и обратного напряжения диодного плеча V1  $u_V$  диода шестипульсовой схемы «Звезда – две взаимно обратные звезды с уравнительным реактором» при  $x_d = \infty$  и  $\gamma = 0$ .



Рисунок 6.3.4 - Временные диаграммы напряжения вторичной обмотки  $u_2$ , выпрямленного напряжения  $u_d$  и тока  $i_d$ , напряжения ер и токи іур уравнительного реактора, токов фазы ал вторичной  $i_2$  и фазы А первичной  $i_1$  обмоток трансформатора, тока  $i_V$  и обратного напряжения диодного плеча  $u_V$  диода шестипульсовой схемы «Звезда – две взаимно обратные звезды с уравнительным реактором» при  $\gamma > 0$ 

#### 6.3.4 Режим работы схемы

При работе схемы возможны четыре режима:

1. Холостой ход, когда  $I_d = 0$ . Каждый диод и фаза трансформатор работает независимо в течение  $\lambda_{V} \approx \frac{2\pi}{6}$ , а мгновенное выпрямленное напряжение изменяется по верхушкам  $U_2$  и от точки 6' до 1' оно равно  $u'_d = u_{b6}$ Амплитуда выпрямленного напряжения в этом режиме равна

$$U'_{d\max} = \sqrt{2U_2}$$

Среднее значение выпрямленного напряжения согласно (6.2.1\*) при m=6 и  $U'_{d max}$ 

$$U'_{d0} = \frac{\sqrt{2}U_2 \sin \frac{\pi}{6}}{\frac{\pi}{6}} = 1,35U_2 \tag{6.3.3}$$

2.  $0 < I_d < I_{dKP}$ . В этом режиме каждый диод работает независимо в течение  $\lambda_V = \frac{2\pi}{6}$ , а с учетом коммутации  $\lambda'_V = \frac{2\pi}{6} + \gamma$ где  $\gamma$ - угол коммутации тока с диода заканчивающего работу на включившийся

3.  $I_d = I_{dKP}$ , т.е.  $\frac{I_d}{2} = I_{VP nHa} \oplus W$ им условного холостого хода. В этом режиме работают параллельно диоды прямой и обратной звезды, имеющие в данный момент максимальное напряжение на аноде. В момент  $\Theta 1$  работают параллельно V1, т.к.  $U_{a1} \rightarrow max$  в нечетной звезде, и V2, т.к.  $U_{c2} \rightarrow max$  в четной звезде.

Для обеспечения параллельной работы диодов нечетной и четной звезды, имеющих в данной момент максимальное напряжение на уравнительном реакторе, должно наводиться напряжение ер , отмеченное на рис.6.3.3,а ординатами вертикально и наклонно заштрихованных площадок, а на рис.6.3.3,б приведены диаграммы напряжения ер и тока iyp, под действием которого наводится ер.

Видно, что частоты напряжения ер и тока i<sub>ур</sub> имеют тройную частоту по сравнению с частотой питающей сети fyp=3fc=3\*50=150Гц.

# С учетом 6.3.6. Амплитуда выпрямленного напряжения равна $U_{dmax} = \sqrt{2} U_2^{6.3} cos 30^\circ 30$ .

Среднее значение выпрямленного напряжения при m=6 и U<sub>dmax</sub>

$$U_{d0} = \frac{\sqrt{2}U_2 \cos 30^\circ \sin \frac{\pi}{6}}{\frac{\pi}{6}} = 1,17U_2$$

Выпрямленное напряжение за период 2π имеет шестикратную пульсацию (рис.6.3.3,а).

4.  $I_d > I_{dKP}$ . В этом режиме обеспечивается параллельная работа двух диодов разных звезд, но в момент коммутации тока с диода, заканчивающего работу, на диод вступающий в работу, в течение угла  $\gamma$  одновременно работают 3 диода (рис. 6.3.4)

## 6.3.5 Работа схемы при I<sub>d</sub>=I<sub>dKP</sub>

Оказывается, сама схема обеспечивает прохождение тока, если  $Id/2 > I_{yP max}$ . Пусть в момент времени  $\Theta$  работают параллельно V1 и V2 и мгновенная схема имеет вид



В этом режиме можно выделить в схеме три рабочих контура:

по контуру (1) текает ток Id/2 по цепи  

$$a1-V1 - K - Д - Xd - O - O1 - a1.$$
  
по контуру (1) гекает ток Id/2 по цепи  
 $C2 - V2 - Д - Xd - O - O2 - C2.$ 

Работающие диоды можно представить как включенные выключатели, поэтому возникает контур (3), по которому под действием разности потенциалов u<sub>a1</sub> - u<sub>c2</sub> потечет переменный ток i<sub>ур</sub> по цепи

$$a_1 - V_1 - K - V_2 - C_2 - O_2 - O - O_1 - a_1$$
.

Магнитный поток, создаваемый током i<sub>ур</sub> наводит в обмотках O1 – O2 ЭДС ер. Так как разность анодных напряжений изменяется с тройной частотой по ординатам вертикально и наклонно заштрихованных площадок (рис. 6.3.3,а), то ЭДС ер будет иметь тройную частоту (рис. 6.3.3,б)

Рассмотрим мгновенное выпрямленное напряжение при работе V1 и V2.

 коли в страние выпрямленного Из контура напряжения равно  $u_d = u_{a1} - \frac{e_P}{2}$ (п)ювенное значение выпрямленного напряжения Из контура

равно

$$u_d = u_{c2} + \frac{e_P}{2}$$
 (6.3.5)

(6.3.4)

После сложения 6.3.4 и 6.3.5 найдем, что мгновенное значение выпрямленного напряжения равно полу сумме напряжений работающих фаз  $u_d = \frac{u_{a1} + u_{c2}}{2}$ (6.3.6)

В таблице 6.3.1 приведена последовательность работы диодов и напряжение  $\mathbf{U}_{d}$  за период от 0 до  $2\pi$ 

период от 0 до 2π							
Период	1	2	3	4	5	6	1
времен							
между							
точками							
Работает	V1		V3		V5		V1
диод							
нечетной							
звезды							
Работает	V6	V2		V4	•	V6	
диод							
четной							
звезды							
u <sub>d</sub>	$u_{a1} + u_{b6}$	$\underline{u_{a1} + u_{c2}}$	$u_{c2} + u_{b3}$	$\underline{u_{b3} + u_{a4}}$	$u_{a4} + u_{c5}$	$\underline{u_{c5} + u_{b6}}$	$u_{a1} + u_{b6}$
G	2	2	2	2	2	2	2

Таблица 6.3.1 – Последовательность работы диодов за полный

#### 6.3.6,а Распределение тока в фазах ВО

# В момент Θ1 работают параллельно V1 и V2, поэтому ток в фазе а1 (рис. 6.3.3,г) и фазе C2 равны Id/2

### 6.3.6, б Распределение тока в фазах сетевой обмотки

Примем, что токи i1A, i1B, i1C направлены вверх. В момент  $\Theta$ 1 по первому закону Кирхгофа для узла электрической цепи

$$i_{1A} + i_{1B} + i_{1C} = 0$$
 (6.3.7)

по второму закону Кирхгофа для магнитной цепи

$$i_{1A}\omega_{1} - i_{1C}\omega_{1} - \frac{I_{d}}{2}\omega_{2} - \frac{I_{d}}{2}\omega_{2} = 0$$

$$i_{1A}\omega_{1} - i_{1B}\omega_{1} - \frac{I_{d}}{2}\omega_{2} = 0$$
(6.3.7)
(6.3.8)

Примем число витков первичной и вторичной обмотки равны  $\omega_1 = \omega_2$ ,

Тогда коэффициен т траесформа ции 
$$\kappa_{\rm T} = \frac{\omega_1}{\omega_2} = 1$$
  
из (6.2.4) получим  $i_{\rm 1C} = -2\frac{{\rm Id}}{2}$   
из (6.2.5) получим  $i_{\rm 1B} = -\frac{{\rm Id}}{2}$  (6.3.10)

Подставим из (6.2.6) в (6.2.3) получим  $3i_{1A} = 3I_d/2$ 

Тогда с учетом (6.2.6) 
$$i_{1A} = \frac{I_d}{2}$$
  
 $i_{1B} = 0$   
 $i_{1C} = -\frac{I_d}{2}$  (6.3.11)

Если К<sub>т</sub>≠1,то токи должны быть разделены на К<sub>т</sub>. Таким образом в сетевой обмотке ток проходит в фазах, у которых работают одноименные фазы вентильной обмотки и токи сетевой и вентильных обмоток направлены встречно 6.3.7 Основные расчетные соотношения схемы при  $I_d = I_{dKP}$ Среднее значение выпрямленного напряжения для любой mпульсовой схемы Из (6.2.1\*) напряжение  $U_{d0}$  равно  $U_{d0} = \frac{U_{d \max} \frac{\sin \pi}{m}}{\pi/m}$ 

Для шестипульсовой нулевой схемы из рис. 6.3.1 напряжение  $U_{d \max} = \sqrt{2}U_2 \cos 30^\circ$ 

число пульсаций за период  $2\pi$  m=6

Подставив значения m и U<sub>dmax</sub> в формулу U<sub>d0</sub> получим  $U_{d0} = \frac{\sqrt{2}U_2 \cos 30^\circ \sin \frac{\pi}{6}}{\frac{\pi}{6}} = 1,17U_2 \qquad (6.3.I)$ 

#### Расчетные параметры диодного плеча

Амплитуда обратного напряжения диодного плеча

$$U_{V \max} = U_{2\pi \max} = \sqrt{6} \cdot U_{2} \qquad (6.3.12)$$
  
C учетом (6.3.1)  $U_{V \max} = \frac{\sqrt{6}U_{d0}}{1.17} = 2.09U_{d0} \qquad (6.3.11)$ 

По  $U_{V \max}$  определяется число последовательно соединенных диодов в рабочем режиме.

Максимальное значение тока диодного плеча

$$I_{V \max} = \frac{I_d}{2}$$
 (6.3.III)  
По  $I_{V \max}$  определяется ток перегрузки *I*vпер и рассчитывается  
число параллельно включенных диодов в режиме перегрузки  
Среднее значение тока  $I_V = \frac{1}{3} \cdot \frac{I_d}{2} = \frac{I_d}{6}$  (6.3.IV)  
диодного плеча По Iv рассчитывается число последовательно включенных

диодов при токе I<sub>dH</sub>

### Расчетные параметры обмоток трансформатора

Действующее значение тока ВО определяется из условия равенства нагрева обмотки непрерывно протекающим током  $I_2$  за период  $2\pi$  и реальным током, протекающим через эту обмотку (рис.6.3.3)

$$I_2^2 \cdot 2\pi \cdot r_2 = \left(\frac{I_d}{2}\right) \cdot \frac{2\pi}{3} \cdot r_2$$
 (6.3.13)  
откуда  $I_2 = \frac{I_d}{2\sqrt{3}}$  (6.3.V)

По  $I_2$  выбирается сечение фаз ВО.

Расчетная мощность, определяющая общие затраты материалов на ВО при  $m_2$ =6 с учетом (6.3.I) и (6.3.V)

$$S_2 = 6 \cdot I_2 U_2 = 6 \frac{I_d}{2\sqrt{3}} \cdot \frac{U_{d0}}{1.17} = 1.48 P_d \quad (6.3.\text{VI})$$

Действующее значение тока CO <sup>2</sup>

$$I_{1}^{2} \cdot 2\pi \cdot r_{1} = \left[ \left( \frac{I_{d}}{K_{T} \cdot 2} \right)^{2} + \left( -\frac{I_{d}}{K_{T} \cdot 2} \right)^{2} \right] \frac{2\pi}{3} \cdot r_{1} \quad (6.3.14)$$
$$I_{1} = \frac{I_{d}}{K_{T} \sqrt{6}} \quad (6.3.\text{VII})$$

По І1 выбирается сечение фаз СО

Расчетная мощность всех, определяющая общие затраты активных материалов на фазы СО при  $m_1=3$  с учетом (6.3.I) и (6.3.VII)

$$S_1 = 3 \cdot I_1 \cdot U_1 = 3 \frac{I_d}{K_T \sqrt{6}} \cdot \frac{U_{d0} \cdot K_T}{1,17} = 1,05P_d$$
 (6.3.VIII)  
Мощность УР  $S_{yP} = 0,07P_d$  (6.3.IX)

Типовая мощность трансформатора

$$S_T = \frac{S_1 + S_2}{2} = \frac{1,48 + 1,05}{2} P_d = 1,26P_d$$
(6.3.X)

Суммарная типовая мощность трансформатора и УР

$$S_{T\Sigma} = S_T + S_{YP} = 1,33P_d$$
 (6.3.XI)

Выводы: 1. Основные недостатки

2. Достоинства

Основные достоинства:

Все диодные плечи находятся под одним потенциалом, поэтому при применении многоанодных ртутных выпрямителей упрощается изоляция системы охлаждения и поддержания вакуума.

- Основные недостатки:
- Большая расчетная и типовая мощность трансформатора, а следовательно большой расход активных материалов на конструкцию трансформатора;
- 2. Наличие УР требует дополнительных затрат активных материалов на конструкцию;
- 3. Возникновение скачка выпрямленного напряжения (пика холостого хода) с  $U_{d0}=1.17U_2$  до  $U_0'=1.35U_2$  при уменьшении тока с  $I_{d \text{ KP}}$  до  $I_d=0$  (рис. 6.3.6)
- Это влияет отрицательно на работу машин ЭПС и освещения вагонов.
- 4. Для устранения скачка выпрямленного напряжения необходимо устанавливать утроители частоты.



звезда – две обратных звезды с уравнительным реактором