

Среднее значение тока вентиля $I_{\varepsilon} = I / m$, где для схемы Ларионова следует брать $m=3$, $Q_u = S_{ал}$. По (3.78) можно построить регулировочные характеристики по выпрямленному току, заменив \mathcal{K}_y его значением из (3.74) при $k=1$, $\varepsilon=0$, а дополнительно учитывая $I_{(\varepsilon)} = nU_0$, получаем внешние характеристики управляемого выпрямителя, *функции эти функции аналогичны* аналогичные регулировочным характеристикам по углу коммутации, изображенным пунктиром на рис. 3.10.

§ 3.6. Исследование коммутационных состояний k -го порядка m -фазных схем с активными потерями и нагрузкой индуктивного характера (режимы от х.х до к.з.)

При индуктивности, равной нулю, результаты получены выше. С целью оценки диапазона изменения энергетических показателей при изменении катодной индуктивности в пределах $0 \div \infty$ положим при исследовании указанных схем величину индуктивности равной бесконечности. Ниже убедимся, что достаточно рассмотреть случай при $\varepsilon=0$ и, следовательно, анализу подлежат m -фазные схемы класса $\geq RL_{\infty}$. Несмотря на кажущуюся простоту физических процессов, протекающих в схемах при таких условиях, количественные отличия сравниваемых предельных вариантов физически не очевидны. Вместе с тем, сопоставляя их по выходному напряжению, находим в процессах много общего, физика явлений идентична, имеют место те же граничные, критические и другие режимы и особенности, разобранные выше. ^[13] Аналитические и физические результаты получаем методологически аналогичным предыдущему случаю путем. Поэтому, не загромождая изложение промежуточными выкладками, приведем окончательные результаты. Тем более, что для доказательства полученного далее физического вывода, *(по квазиуравнениям)* несмотря на его важность, потребуются лишь некоторые соотношения расчётных величин. Режим работы – неуправляемый. Обозначения соответствуют принятым ранее.

k -й ПОДИНТЕРВАЛ КОММУТАЦИИ

$$i_{(z)}^{(k)} = S^{(k)} - U_H^{(k)}, \quad (3.79)$$

$$i_{M(z)(k)}^{(k)} = S_M - \frac{1}{k^+} (S^{(k)} - i_{(z)}^{(k)}), \quad (3.80)$$

$$i_{(z)}^{(k)}(-\varphi_k) = S^{(k)}(-\varphi_k) - k^+ S_1(-\varphi_k), \quad (3.81)$$

$$U_{H(k)} = \frac{1}{k^+} (S^{(k)} - i_{(z)}^{(k)}). \quad (3.82)$$

Для смежного k^- -го подинтервала коммутации имеем те же результаты при замене индекса k на k^- , где коммутационная эдс определяется формулой (3.13). Отметим, что эти результаты относятся к общему случаю нагрузки ξ_x -го порядка независимо от ее характера и при работе m -фазного выпрямителя в k -м коммутационном режиме. На их основе может быть решен целый ряд частных задач. Для рассматриваемого здесь класса zRk_∞ , когда $i_{(z)}^{(k)} = I_{(z)}^{(k)}$, приведенные выражения дают [153]

$$I_{(z)}^{(k)} = \frac{\sin k^+ \theta}{\sin \theta} \cos \varphi_k - k^+ \cos(k\theta + \varphi_k), \quad (3.83)$$

$$i_{M(z)(k)}^{(k)} = S_M - \frac{1}{k^+} (S^{(k)} - I_{(z)}^{(k)}), \quad (M=1, 2, \dots, k^+), \quad (3.84)$$

$$U_{H(k)} = \frac{1}{k^+} (S^{(k)} - I_{(z)}^{(k)}), \quad (3.85)$$

$$U_L(k) = \frac{1}{k^+} (S^{(k)} - y_k U_{o(k)}), \quad (3.86)$$

$$U_{o(k)} = N_k I_{(z)}^{(k)}, \quad (3.87)$$

$$k^+ \theta [k N_k]^+ = \frac{1 - T_k \operatorname{tg} \varphi_k}{\operatorname{tg} \varphi_k + T_k} + \varphi_k, \quad (3.88)$$

$$T_k = \left(\frac{\sin k^+ \theta}{k^+ \sin \theta} - \cos k\theta \right) \operatorname{csc} k\theta = f(m, k), \quad (3.89)$$

$$(k N_{кр.о.k^-})^+ = \frac{1}{k^+ \theta T_k}, \quad (k^- = 1, 2, \dots, k_{xx}), \quad N_{кр.о.k^-} = f(m, k), \quad (3.90)$$

$$N > N_{кр.о.k^-}; n < n_{кр.о.k^-} \rightarrow P < P_k; N < N_{кр.о.k^-}; n > n_{кр.о.k^-} \rightarrow P < P_k, \quad (3.91)$$

$$\sin \varphi_{гр.k} + T_k \cos \varphi_{гр.k} = T_k + \frac{1 - \cos \theta}{\sin \theta}; \varphi_{гр.k} = f(m, k), \quad (3.92)$$

$$\sin \varphi_{гр.k} - T_k (1 - \cos \varphi_{гр.k}) = \operatorname{tg}^2 \frac{\theta}{2}$$

$$1 - T_{k_x} \operatorname{tg} \varphi_{k.3.} = (k_{k.3.}^+ \theta - \varphi_{k.3.}) (\operatorname{tg} \varphi_{k.3.} + T_{k_x}); \varphi_{k.3.} = f(m), \quad (3.93)$$

$$k = 1, 2, 3, \dots, k_x; k_x^+ = k_{k.3.}^+ = V_x = V_{k.3.} = \frac{1}{2} \left\{ m + \frac{1}{2} [3 + (-1)^m] \right\}. \quad (3.94)$$

Таблица 3.1

T_k	Формула T_k	$k \backslash m$	2	3	4	6	12	18
$T_1^{(m)}$	0	1	0	0	0	0	0	0
$T_2^{(m)}$	$\frac{1}{3} \operatorname{tg} \theta$	2	-	-	$\frac{1}{3} \approx 0,33$	$\frac{\sqrt{3}}{9} \approx 0,1925$	0,0893	0,0588
$T_3^{(m)}$	$\frac{\sin \theta \sin 2\theta}{\sin 3\theta}$	3	-	-	-	$\frac{\sqrt{3}}{4} \approx 0,433$	0,183	0,1187
$T_4^{(m)}$	$\frac{3 \sin^2 2\theta - 2 \sin^2 \theta}{2,5 \sin 4\theta}$	4	-	-	-	-	0,285	0,1815
$T_5^{(m)}$	$\frac{\sin 6\theta - 6 \sin \theta \cos 5\theta}{6 \sin \theta \sin 5\theta}$	5	-	-	-	-	0,399	0,248
$T_6^{(m)}$	$\frac{\sin 7\theta - 7 \sin \theta \cos 6\theta}{7 \sin \theta \sin 6\theta}$	6	-	-	-	-	0,533	0,317

Для первого коммутационного режима ($k=1$)

$$I_{(z)}^{(1)} = 2 \sin \theta \sin \varphi, \quad \text{не зависит от нагрузки, т.е. при её} \quad (3.95)$$

$$2\theta X_{(z)}^+ = \operatorname{ctg} \varphi + \varphi, \quad \text{номинальн. значение } i_H = I_0 = \text{const} \quad (3.96)$$

$$[2X_{кр}^{(1)}]^+ = \theta^{-1} \operatorname{ctg} \theta, \quad \text{зависит от вида нагрузки.} \quad (3.97)$$

$$\sin \varphi_{rp}^{(1)} = \operatorname{tg} \frac{1}{2} \theta, \quad \text{и для функции пересечения} \quad (3.98)$$

$$i_{1(z)}^{(1)} = \sin \theta (\sin \varphi + \sin \vartheta); \quad i_{2(z)}^{(1)} = \sin \theta (\sin \varphi - \sin \vartheta), \quad (3.99)$$

$$U_{k(z)}^{(1)} = \cos \theta \cos \vartheta - \frac{2+n}{n} \sin \theta \sin \varphi, \quad U_{k(0)}^{(1)} = \cos(\vartheta - \theta) - 2(n+1) \sin \theta \sin \varphi, \quad (3.100)$$

$$U_{H(0)}^{(1)} = \cos(\vartheta - \theta) - 2 \sin \theta \sin \varphi, \quad i_{ae(z)}^{(1)} = 2 \sin \theta \sin \varphi, \quad (3.101)$$

$$U_{o(z)}^{(1)} = X I_{(z)}^{(1)} = \theta^{-1} \sin \theta [\cos \varphi - (2\theta - \varphi) \sin \varphi], \quad (3.102)$$