ИССЛЕДОВАНИЕ ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЕЙ ТОКА В НАПРЯЖЕНИЕ

Курбонов Анвар Раззакович¹, Назаров Фуркат Даминович², Курбанов Аброр Абдуносирович², Курбанова Барно Курбон кизи-магистр¹

¹Джизакский государственный педагогический институт ²Джизакский политехнический институт e-mail: anvar.fizik@mail.ru

Аннотация: Ушбу мақолада реактив қувват манбаларининг уч фазали электр тармоқларининг ясси улчов чулғам асосида қурилган электромагнит ток ўзгарткичларининг статик ва динамик таснифларини аналитик тадқиқ этиш натижалари келтирилган.

Калит сўзлар: бирламчи ток, иккиламчи кучланиш, реактив қувват, магнит оқимлари ***

Аннотация. В статье приведены результаты аналитических исследовании статических и динамических характеристик электромагнитных преобразователей тока трехфазной электрической сети источников реактивной мощности, построенные на основе плоской измерительной обмоткой.

Ключевые слова: первичный ток, вторичное напряжение, реактивной мощности, магнитные потоки

Abstract: In article given results of the analytical research of static's and dynamics characteristics of the electromagnetic converters of the current three-phase electric network of reactive power, constructed on base of the flat measuring windings.

Keywords: primary current, secondary voltage, reactive power, magnetic fluxes

Проблема энерго и ресурсосбережения напрямую связана с ущербом от срыва технологического процесса И недоотпуска электроэнергии, возникающим при авариях в трехфазных электрических сетях источников реактивной мощности системы электроснабжения (СЭС) [1-6]. Обеспечение надежности СЭС можно только при комплексном решении взаимосвязанных выбора первичного от преобразователя вопросов, начиная тока И напряжения, и заканчивая выбором систем и устройств учета, контроля и защиты источников реактивной мощности (ИРМ), построенные на основе современных многофазных (МФ) электромагнитных преобразователей тока в напряжение (ЭМПТН) с плоскими измерительными обмотками (ПИО) [3-10].

На рис.1.а и б представлена конструкция МФ ЭМПТН с ПИО трехфазного тока в напряжение: на рис.1.а. – общий вид конструкции МФ ЭМПТН с ПИО, на рис.1.б. – изоляционные пластинки с ПИО [3-10]. МФ ЭМПТН с ПИО в общем случае представляет собой электромагнитный

аппарат, предназначенный для преобразования переменные токи трехфазной электрической сети в переменный ток другого напряжений той же частоты унифицированных значениях (ток величиной 100 мА, напряжение 20 В), удобные для согласования с микропроцессорной системой управления и защиты. Принцип действия таких устройств основан на воздействии преобразуемого тока в площадь ПИО. В этом смысле они аналогичны электромагнитным электроизмерительным устройствам прямого преобразования, поэтому также разделяются на измерительные преобразователи электромагнитного типа, т.к. содержат магнитопровод, охватывающий трехфазные токопроводы электрической сети СЭС и ПИО. ПИО представляет собой совокупность большого количества витков медного провода, близко расположенных на изоляционной линейке - непроводящем каркасе (рис.1.б.) [11-16].





а- конструкция ЭМПТН б – изоляционные пластинки с ПИО Рис.1. Многофазный электромагнитный преобразователь тока в напряжение с плоскими измерительными обмотками

МФ ЭМПТН с ПИО системы управления источников реактивной мощности (рис.1), содержит ПИО (рис.2), 1, 2 и 3, расположенные на изоляционные пластинки 4, 5 и 6, стержня 7, 8, 9, 10, 11 и 12 магнитопровода трехлучевой звездообразной формы с общим основанием 13, первичные обмотки 14 (фаза A), 15 (фаза B) и 16 (фаза C) – токопроводы трехфазной электрической сети и дополнительные сердечники 17, 18 и 19.

МФ ЭМПТН с ПИО работает следующим образом [1-3].

При протекании тока в одной 14, второй 15 или третьей 16 фазах трехфазной электрической сети, в стержнях 7, 8, 9, 10, 11 и 12 магнитопровода трехлучевой звездообразной формы с общим основанием 13 появляются магнитные потоки $\Phi\mu$ 1, $\Phi\mu$ 2, и $\Phi\mu$ 3 которые в зазорах между торцами стержней 7, 8, 9, 10, 11 и 12 магнитопровода трехлучевой звездообразной формы и дополнительными сердечниками 17, 18 и 19

пересекают витки ПИО 1, 2 и 3, при этом магнитные потоки определяются следующим образом:

$$\Phi_{\mu 1} = \frac{(I_{36xA}W_{n1})}{R_{\mu 1\Sigma}}; \qquad (1)$$

$$\Phi_{\mu 2} = \frac{(I_{36xB}W_{n2})}{R_{\mu 2\Sigma}};$$
(2)

$$\Phi_{\mu3} = \frac{(I_{36xC}W_{n3})}{R_{\mu3\Sigma}};$$
(3)

где $I_{_{96XA}}, I_{_{96XB}}, I_{_{96XC}}$ - первичные токи, протекающие по токопроводам трехфазной электрической сети, W_{n1}, W_{n2}, W_{n3} – числа витков первичной обмотки возбуждения (в данной конструкции $W_{n1} = W_{n2} = W_{n3} = 1$ - каждая первичная обмотка в виде одного витка токопровода, одна первичная обмотка располагается в выемке между стержнями магнитопровода), $R_{\mu1\Sigma} = R_{\mu2\Sigma} = R_{\mu3\Sigma}$ -соответственно суммарные магнитные сопротивления стержней магнитопровода трехлучевой звездообразной формы с общим основанием, воздушного зазора и дополнительного сердечника на пути магнитных

Следовательно, магнитные потоки Фµ1, Фµ2, и Фµ3 созданные токами одной фазы $I_{_{96XA}}$, двух фаз: $I_{_{96XA}}I_{_{96XB}}$ или $I_{_{96XB}}I_{_{96XC}}$ и трех фаз : $I_{_{96XA}}I_{_{96XB}}I_{_{96XC}}$ электрической сети, в трех торцах стержней 7, 8, 9, 10, 11 и 12 магнитопровода трехлучевой звездообразной формы и с общим основанием 13, и дополнительными сердечниками 17, 18 и 19 позволяют получить информацию о токах трехфазной электрической сети в виде выходных напряжении $U_{_{96bLXB}}U_{_{96bLXB}}$ и $U_{_{96bLXC}}$ ПИО (рис.2) 1, 2 и 3, расположенные неподвижно на изоляционных пластинках 4, 5 и 6 с напряжениями $U_{_{96bLXB}}U_{_{96bLXB}}$ с унифицированной величиной (до 20 В) на выходе ЭМПТН с ПИО. Выходные напряжения $U_{_{96bLXB}}U_{_{96bLXB}}$, ЭМПТН с ПИО двух или трехфазного тока в напряжение определяются на основе соединения ПИО.

Статические характеристики ЭМПТН с ПИО представляет собой зависимость между входной и выходной величинами при установившихся их значениях. Как входные, так и выходные величины у одного и того же типа ЭМПТН с ПИО могут быть различными. Наиболее часто в качестве изменяющихся параметров и величин у ЭМПТН с ПИО используются: воздушный зазор, геометрические размеры магнитопровода, магнитная проницаемость магнитных материалов магнитопровода, число витков и геометрические размеры ПИО и др [11-20].

Основным выражением для построения статических характеристик является [1,2,5] :

$$U_{_{\mathcal{G}\mathcal{G}\mathcal{B}\mathcal{K}}} = (4,44f \, \frac{W_{\Pi MO}}{R_{\mu\Sigma}}) W_1 I_{_{\mathcal{G}\mathcal{K}}} \tag{4}$$

где: $R_{\mu 1}, R_{\mu 2}, R_{\mu 3}$ – соответственно суммарные магнитные сопротивления магнитопровода общим основанием, ДВУХ С стержней, участков дополнительного сердечника и воздушных зазоров и на пути магнитных $\Phi_{\mu 1} \Phi_{\mu 2} \Phi_{\mu 3} R_{\mu \mu}$ - магнитное сопротивление одного стержня потоков магнитопровода; магнитное сопротивления участков $R_{u.cevd}$ I_{и.м} – активная сердечника; стержней дополнительного длина магнитопровода и по которой протекает магнитный поток Фµ1, Фµ2, и Фµ3. $R_{\mu.cepd} = \frac{I_{\mu.cepd}}{(\mu, F)}$ - магнитное сопротивление участков дополнительного сердечника; 1_{µ серд} – активная длина участков дополнительного сердечника, по которой протекает магнитный поток $\Phi_{\mu}; \mu_0$ – магнитная проницаемость воздуха (окружающей среды); μ – магнитная проницаемость материала магниторовода; $R_{\mu.возd}$ - магнитное сопротивление воздушных зазоров между стрежнями магнитопровода, участков дополнительного сердечника и воздушного зазора между торцами участков дополнительного сердечника,

причем: $R_{\mu.воз d>>}R_{\mu}$ и $R_{\mu.воз d>>}R_{\mu.CEP\mathcal{A}}$; δ -длина воздушного зазора между торцами параллельных стержней магнитопровода с общим основанием и участков дополнительного сердечника, δ_1 - длина воздушного зазора между торцами участков дополнительного сердечника.

Как видно из представленых графиков (рис.2.- рис.5.) при увеличении воздушного зазора δ резко уменьшается величина выходного напряжения U_{эвых}, увеличение числа витков ПИО более плавно способствует на изменение величины выходного сигнала, а изменение площади сечения ПИО обеспечивает линейное изменение выходной величины в виде напряжения. Самые оптимальные значения выходного напряжения обеспечивается при величине воздушного зазора 0,002 – 0,003 м. и при числа витков Wпио равной 3 – 4 витков.

Динамические свойства МФ ЭМПТН с ПИО определяются структурной схемой, связывающей выходной сигнал с входным, но и характером продольных и поперечных параметров П и ПО электрической или магнитной цепи преобразования ЭМПТН с ПИО. Ясно, что непостоянство параметров МФ ЭМПТН с ПИО в процессе эксплуатации, характер изменения этих параметров - это основные моменты, которые коренным образом могут изменить его динамические свойства, хотя структура оператора преобразования р входного сигнала может оставаться одной и той же. Исследование динамических характеристик МФ ЭМПТН с ПИО с учётом взаимодействия цепей различной физической природы затруднено в связи с возникающими трудностями получения дифференциальных уравнений [1-6].



(1 - 20 мм., 2 - 22 мм., 3 – 24 мм., 4 – 26 м.) Рис.2. Статические характеристики при различных значениях воздушного зазора



Рис.4. Изменение выходного напряжения **U**_{эвьа} при различных значениях числа витков ПИО – **Wпио**



Рис.3. Изменение выходного напряжения **U**эвьа MΦ ЭМПТН с ПИО при различных значениях воздушного зазора δ.



Рис.5. Изменение выходного напряжения **U**эвыа при различных значениях площади сечения ПИО **Sпио**

Рассмотрим процесс включения источников реактивной мощности синусоидальных трехфазных электрических нагрузок с токами $i_{36xA}i_{36xB}i_{36xC}$. На выходе каждой из ПИО МФ ЭМПТН индицируется напряжение $U_{36blX(t)}$. На основе конструкции МФ ЭМПТН с ПИО, расположения первичных обмоток, формы магнитопровода и числа витков и параметров ПИО составляем уравнения выходных напряжении контуров ПИО:

$$U_{_{\mathcal{B}\mathcal{B}\mathcal{B}\mathcal{A}\mathcal{A}(t)}} = -R_{_{\mathcal{B},nuol}} \dot{i}_{_{\mathcal{B}\mathcal{B}\mathcal{A}\mathcal{A}(t)}} - L_{_{\mathcal{B},nuol}} \frac{di_{_{\mathcal{B}\mathcal{B}\mathcal{A}\mathcal{A}(t)}}}{dt} + W_{n2} \frac{d\Phi_{\mu B(t)}}{dt} + W_{\Pi 3} \frac{d\Phi_{\mu C(t)}}{dt}, \quad (5)$$

$$U_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}} = -R_{_{\mathcal{9},\mathcal{1}\mathcal{U}0}1}.\dot{i}_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}} - L_{_{\mathcal{9},\mathcal{1}\mathcal{U}02}}\frac{d\dot{i}_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}}}{dt} + W_{n1}\frac{d\Phi_{\mu\mathcal{B}(t)}}{dt} + W_{\Pi3}\frac{d\Phi_{\mu\mathcal{C}(t)}}{dt}$$
(6)
$$U_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}} = -R_{_{\mathcal{9},\mathcal{1}\mathcal{U}0}1}.\dot{i}_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}} - L_{_{\mathcal{9},\mathcal{1}\mathcal{U}03}}\frac{d\dot{i}_{_{\mathcal{9}\mathcal{6}\,\mathcal{b}\mathcal{I}\mathcal{X}\mathcal{a}(t)}}}{dt} + W_{n1}\frac{d\Phi_{\mu\mathcal{B}(t)}}{dt} + W_{\Pi2}\frac{d\Phi_{\mu\mathcal{C}(t)}}{dt}$$
(7)

где:
$$W_1 \frac{d\Phi_{\mu A(t)}}{dt} = -M_{_{3}A}(\frac{di_{_{36\,blx},A(t)}}{dt}), W_2 \frac{d\Phi_{\mu B(t)}}{dt} = -M_{_{3}B}(\frac{di_{_{36\,blx}B(t)}}{dt}, W_3 \frac{d\Phi_{\mu C(t)}}{dt})$$

где: $R_{3пио1}$, $R_{3пио2}$, $R_{3пио3}$, $L_{3пио1}$, $L_{3пио2}$, $L_{3пио3}$, M_{3A} , M_{3B} , M_{3C} , –активные сопротивления, индуктивности ПИО и взаимоиндуктивности между первичной обмоткой и ПИО МФ ЭМПТН; $W_{пио1}$, $W_{пио2}$, $W_{пио3}$ – числов витков первичной обмотки, $i_{3выха}(t)$, $i_{3выха}(t)$, – $i_{3выхс}(t)$ токи в ПИО [3-7].

Для исследования динамической характеристики МФ ЭМПТН электрические токи ПИО представляем на основе соответствующих магнитных потоков участков цепи преобразований: Ф_{µA}, Ф_{µB}, Ф_{µC}:

$$\frac{d\Phi_{\mu A}}{dt} + R_{\rm sI}\Phi_{\mu A}L_{\rm sI} = \left(\frac{U_{mA}}{W_{I}}\right)\sin(\omega t + \psi_{I})$$
(8)
$$\frac{d\Phi_{\mu B}}{dt} + R_{\rm sII}\Phi_{\mu B}L_{\rm sII} = \left(\frac{U_{mB}}{W_{II}}\right)\sin(\omega t + \psi_{II} + 120^{\circ})$$
(9)
$$\frac{d\Phi_{\rm c}}{dt} + R_{\rm sIII}\Phi_{\mu C}L_{\rm sIII} = \left(\frac{U_{mC}}{W_{II}}\right)\sin(\omega t + \psi_{II} - 120^{\circ})$$

(10)

Эти уравнения решаются при условии постоянства параметров: электрических сопротивлении $R_{_{91}}, R_{_{911}}, R_{_{911}}$ и индуктивностей $L_{_{91}}, L_{_{911}}$ и $L_{_{911}}$ при t = 0. При этом $\Phi_{_{\mu o c \tau}}$ – остаточный магнитный поток , $\omega = 2 * \pi * f$ угловая частота изменения переменного тока.

Для трехфазной электрической сети СЭС с ИРМ типа косинусные установки с установленной реактивной конденсаторные мощностью $Q_{\rm H \ KKV} = 50 \ \kappa BAp$ первичными токами напряжением $U_{\text{эвхA}} = U_{\text{эвхB}} = U_{\text{эвхC}} = 380 \text{ В}$, полным сопротивлением $Z_{\text{эA}} = Z_{\text{эB}} =$ Z_{эC}=0.289 Ом создает максимальный магнитный поток $\Phi_{\text{имаксA}} = \Phi_{\text{имаксB}} =$ $U_{\text{Makc}}/(w_{I}\omega)=380/(1*2*3.14*50)=0.70637$ BG. Ha $\Phi_{\text{IIMAKCC}} =$ основе вышеприведенных формул, описывающих динамические режимы электрических сетей СЭС ИРМ, определяем динамические зависимости – графики изменения магнитных потоков во времени в магнитной цепи преобразования МФ ЭМПТН с ПИО системы управления ИРМ СЭС [16-20].



Рис.5. Изменение магнитных потоков Ф_µв магнитной цепи преобразования МФ ЭМПТН с ПИО при протекании токов I эвэ по токопроводам СЭС:

На основе графиков изменения магнитных потоков (рис.5.) можно сделать вывод, что установившийся режим в магнитной системе МФ ЭМПТН с ПИО достигается через 0,03 с. после включения электрической нагрузки к токопроводам расположенные между стержнями магнитопровода [3-20]. На основе расчета переходных процессов в магнитной системе, результаты который представлен на рис.5., можно сделать вывод о том, что разработанные авторами данной работы конструкция МФ ЭМПТН с ПИО не только по точности и унифицированности выходных величин, но и по быстродействию удовлетворяет требования современных микропроцессорных систем управления, защиты и контроля величинами трехфазной электрической сети ИРМ СЭС.

Литература

1. Qurbonov A., Qurbonova B., Abdurashidova D. Inson tanasidagi radioaktivlik //Физико-технологического образование. – 2021. – №. 5.

2. Qurbonov A., Qurbonova B. Inson va uning hayotida radiatsiyaning tutgan o'rni //Физико-технологического образование. – 2021. - T. 4. - № 4.

3. Сиддиков И. Х., Назаров Ф. Д. Исследование характеристик электромагнитных преобразователей тока систем управления реактивной мощностью //Химическая технология. Контроль и управление. – 2012. – №. 2. – С. 46.

4. Abror Q. Research and Analysis of Ferromagnetic Circuits of a Special Purpose Transformer //Fazliddin, A., Tuymurod, S., & Nosirovich, OO (2020). Use of Recovery Boilers At Gas-Turbine Installations Of Compressor Stations And Thyristor Controls. The American Journal of Applied sciences. $-2020. - T. 2. - N_{\odot}. 09. - C. 46-50.$

5. Abror Q. Development of Magnetic Characteristics of Power Transformers //Fazliddin, A., Tuymurod, S., & Nosirovich, OO (2020). Use Of Recovery Boilers At Gas-Turbine Installations Of Compressor Stations And Thyristor Controls. The American Journal of Applied sciences. $-2020. - T. 2. - N_{\odot}. 09. - C. 46-50.$

6. Qurbonov A., Qurbonov A. Кўп функцияли токни кучланишга ўзгарткичларнинг ишончлилик кўрсаткичлари ва иш қобилияти эҳтимоллигини тадқиқ этиш //Физико-технологического образование. – 2021. – №. 2.

7. Qurbonov A. 3.25 A GeV/c impulsli 16Op-to'qnashuvlarida ko'zguli (3H, 3He, 7Li, 7Be) yadrolar va mezonlar (π +, π -) ning birgalikda hosil bo'lishi //Физико-технологического образование. – 2020. – № 1.

8. Саъдуллаев Т. М., Курбанов А. А., Сайлиев Ф. О. Перспективное развитие ветроэнергетики в узбекистане //экспериментальная наука: механизмы, трансформации, регулирование. – 2020. – С. 48-50.

9. Жуманов А. Н. и др. Электр тармоқлардаги электр энергия исрофларни тузилиши //Academic research in educational sciences. – 2021. – Т. 2. – №. 4.

10. Hasanov M. et al. Optimal Integration of Photovoltaic Based DG Units in Distribution Network Considering Uncertainties //International Journal of Academic and Applied Research (IJAAR), ISSN. – 2021. – C. 2643-9603.

11. Hasanov M. et al. Optimal Integration of Wind Turbine Based Dg Units in Distribution System Considering Uncertainties //Khasanov, Mansur, et al." Rider Optimization Algorithm for Optimal DG Allocation in Radial Distribution Network." 2020 2nd International Conference on Smart Power & Internet Energy Systems (SPIES). IEEE. – 2020. – C. 157-159.

12. Курбанов А. А. Ў., Жуманов А. Н., Муродкосимов Ж. Т. Ў. 0, 38 кв кучланишли тармокни электр энергия исрофини кийматини аниклаш //Academic research in educational sciences. – 2021. – Т. 2. – №. 5. – С. 300-306.

13. Kurbanov A. et al. An Appropriate Wind Model for The Reliability Assessment of Incorporated Wind Power in Power Generation System //E3S Web of Conferences. – EDP Sciences, 2021. – T. 264.

14. Khonturaev I. et al. Atom Search Optimization Algorithm for Allocating Distributed Generators in Radial Distribution Systems //E3S Web of Conferences. – EDP Sciences, 2021. – T. 264. – C. 04084.

15. Курбанов А. А. Ў., Маматқулов О. Р. Ў., Мелиев А. Ж. Ў. Линия ва трансформаторларда электр энергия исрофи //Academic research in educational sciences. – 2021. – Т. 2. – №. 5. – С. 1176-1183.

16. Olimov K. K., Sattarov A. R., Kurbanov A. Correlation effects in formation of stable isotopes with 2-7 nucleons number in {sup 16} Op-collisions at 3.25 GeV/s impulse on nucleon; Korrelyatsionnye ehffekty v obrazovanii stabil'nykh izotopov s chislom nuklonov 2-7 v {sup 16} Op-vzaimodejstviyakh pri impul'se 3.25 GehV/s na nuklon. – 2008.

17. Olimov K. K., Sattarov A. R., Kurbanov A. Correlation effects in formation of stable isotopes with 2-7 nucleons number in 16 Op-collisions at 3.25 GeV/s impulse on nucleon. – 2008.

18. Kurbanov A. R., Petrov V. I., Yuldashev A. A. The formation sevennucleon mirror systems and nuclei in 16 Op collisions at 3.25 A GeV/s. – 2013.

19. Kurbanov A. R., Petrov V. I., Yuldashev A. A. The formation sevennucleon mirror systems and nuclei in {sup 16} Op collisions at 3.25 A GeV/s; Obrazovanie zerkal'nykh seminuklonnykh sistem i yader v {sup 16} Opsoudareniyakh pri 3.25 A GeV/s. – 2013.

20. Куланов Б. Я. Телекоммуникация тизимлари гибрид энергия таъминоти манбаларининг бошкарув усулларини таҳлили //Academic research in educational sciences. – 2021. – Т. 2. – №. 5. – С. 307-314.