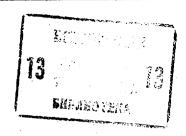
4(51) H 02 M 5/27

ГОСУДАРСТВЕННЫЙ НОМИТЕТ СССР ПО ДЕЛАМ ИЗОБРЕТЕНИЙ И ОТНРЫТИЙ

ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

Н АВТОРСНОМУ СВИДЕТЕЛЬСТВУ



- (21) 3648735/24-07
- (22) 05.10.83
- (46) 15.02.85. Бюл. № 6
- (72) В.Н. Соболев, Б.Е. Пьяных,
- В.П. Мордач и Э.М. Чехет
- (71) Институт электродинамики АН УССР
- (53) 621.316.721(088.8)
- (56) 1. Чиженко И.М., Руденко В.С., Сенько В.И. Основы преобразовательной техники. М., "Высшая школа", 1974, с. 324-329.
- 2. Фокин В.А., Кравцов В.А. Построение системы управления непосредственного преобразователя частоты фазоразностного типа. В кн.: "Преобразование параметров электрической энергии". Киев, "Наукова думка", 1975, с. 87-92.
- (54)(57) УСТРОЙСТВО ДЛЯ УПРАВЛЕНИЯ ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЕМ ЧАСТОТЫ С НЕПОСРЕД-СТВЕННОЙ СВЯЗЬЮ трехфазно-трехфазного типа, каждая из фаз которого выполнена по нулевой схеме на полностью управляемых ключах с двусторонней проводимостью, состоящее из последовательно соединенных задающего генератора прямоугольных импульсов регулируемой частоты и длительности, основной пересчетной схемы, распределителя импульсов и формирователя импульсов управления ключами преобразователя, причем один из входов распределителя соединен с выходом задающего генератора, отличающее с я тем, что, с целью повышения технологичности конструирования и из-

готовления преобразователя путем равномерного распределения потерь на переключения между указанными ключами, оно снабжено дополнительной пересчетной схемой, вход которой соединен с выходом основной пересчетной схемы, а выходы дополнительной пересчетной схемы, а выходы дополнительной пересчетной схемы соединены с входами распределителя импульсов, причем распределитель импульсов реализует логическую функцию

- где у₄ -у₉ выходные сигналы распределителя импульсов;
 - го генератора;
 - х,-х, выходные сигналы основ-
 - х₄-х₆ выходные сигналы дополнительной пересчетной схемы.

35

Изобретение относится и электротехнике и может быть использовано для управления непосредственными преобразователями частоты, предназиченными, например, для частотного управления электроприводами и для автономных систем электроснабжения.

Известны устройства управления непосредственными преобразователями
частоты, построенными на полностью
управляемых силовых ключах с двусторонней проводимостью, с циклическим
режимом работы этих ключей, содержащие последовательно соединенные задающий генератор регулируемой частоты,
пересчетную схему и формирователь
импульсов управления силовыми ключевыми элементами [1].

Недостатком известного устройства является невозможность регулирования выходного напряжения преобразовате-

Наиболее близким к изобретению является устройство для управления преобразователем частоты с непосредственной связью трехфазно-трехфазного типа, каждая из фаз которого выполнена по нулевой схеме на полностью управляемых ключах с двусторонней проводимостью, состоящее из последовательно соединенных задающего генератора прямоугольных импульсов регулируемой частоты и длительности, пересчетной схемы, распределителя импульсов и формирователя импульсов управления ключами преобразователя, причем один из входов распределителя соединен с выходом задающего генера-Topa 2.

Недостатком известного устройства является неодинаковая форма импуль- сов управления силовыми ключами для различных фаз преобразователя, что приводит к неодинаковому числу переключений этих ключей за период управления, вследствие чего наблюдается неравномерное распределение потерь на переключения между силовыми ключа-ми.

Целью изобретения является повышение технологичности конструирования и изготовление преобразователей путем обеспечения равномерного распределения потерь на переключения между его силовыми ключами.

Поставленная цель достигается тем, что устройство для управления преобразователем частоты с непосредственной связью трехфазно-трезфазного

типа, каждая из фаз которого выполнена по нулевой схеме на полностью управляемых ключах с двусторонней проводимостью, состоящее из последовательно соединенных задающего генератора прямоугольных импульсов регулируемой частоты и длительности, основной пересчетной схемы, распределителя импульсов и формирователя импульсов управления ключами преобразователя, причем один из входов распределителя соединен с выходом задающего генератора, снабжено дополнительной пересчетной схемой, вход которой соединен с выходом основной пересчетной схемы, а выходы дополнительной пересчетной схемы соединены со входами распределителя импульсов, причем распределитель импульсов реализует логическую функцию

где у₁-у₉ - выходные сигналы распределителя импульсов;

z - выходной сигнал задающе-, го генератора;

х - х 3 - выходные сигналы основной пересчетной схемы;

х₄-х₆ - выходные сигналы дополнительной пересчетной схемы.

На фиг.1 представлена силовая схема НПЧ нулевого типа на полностью управляемых ключах с двусторонней проводимостью; на фиг.2 - структурная схема предлагаемого устройства для управления преобразователем частоты с непосредственной связью; на фиг.3 - функциональная схема распределителя импульсов по фиг.2; на фиг.4 - временные диаграммы, поясняющие работу предлагаемого устройства управления по фиг.2, и диаграмма выходного напряжения преобразователя.

20

Преобразователь частоты (фиг.1) содержит полностью управляемые ключи 1 - 9 с двусторонней проводимостью, образующие трехфазно-трехфазную схему преобразователя, каждая из фаз которого выполнена по нулевой схеме. На вход преобразователя подключены фазы A, B, C питающей сети, а на выход - фазы нагрузки 10-12.

Устройство управления преобразователем частоты (фиг. 2) содержит задающий генератор 13, выход 14 которого соединен со входом 15 основной пересчетной схемы 16 и входом 17 распределителя 18 импульсов, выходы 19-21 пересчетной схемы 16 подключены ко входам 22-24 распределителя импульсов, выход 19 - ко входу 25 дополнительной пересчетной схемы 26, а выходы 27-29 соединены со входами 30-32 распределителя 18 импульсов. Выходы 33-41 подключены к формирователю 42 импульсов управления, формирующему импульсы управления силовыми ключами 1-9.

Функциональная схема распределителя 18 импульсов, изображенная на фиг.3, состоит из девяти логических элементов 1НЕ-ЗИ, трех логических элементов 2И и девяти логических элементов 4 ИЛИ.

Номера входов и выходов блоков структурной схемы (фиг.2) соответствуют номерам входов и выходов на функциональной схеме (фиг.3). На фиг.4 представлены диаграммы напряжений на выходах соответствующих элементов.

Устройство работает следующим образом.

Регулируемые по частоте и длитель-40 ности прямоугольные импульсы с выхода 14 задающего генератора 13 подаются на вход 15 основной пересчетной схемы 16, представляющей собой, например, кольцевой счетчик с коэффи—45 циентом пересчета, равным трем. Пересчетная схема 16 формирует на своих выходах 19-21 три последовательности прямоугольных импульсов длительностью 120 эл.град. со сдвигом 50 120 эл.град. между собой, которые следуют с частотой, в три раза меньшей частоты задающего генератора 13.

Одна из этих последовательностей с выхода 19 пересчетной схемы 16 по- 55 ступает на вход 25 дополнительной пересчетной схемы 26, которая идентична первой. В результате на выходах

27-29 пересчетной схемы 26 формируются последовательности импульсов, длительность которых в три раза больше, а частота в три раза меньше по сравнению с выходными импульсами пересчетной схемы 16.

Выходные сигналы задающего генератора 13 пересчетных схем 16, 26 поступают на входы 17, 22-24 и 30-31 распределителя 18 импульсов.

Распределитель 18 импульсов представляет собой комбинационную логическую схему, реализующую следующие функции:

$$\begin{vmatrix} y_1 \\ y_2 \\ y_3 \end{vmatrix} = Z \begin{vmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} A \\ A \end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} y_4 \\ y_5 \\ y_6 \end{vmatrix} = Z \begin{vmatrix} x_3 \\ x_1 \\ x_2 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} A \\ A \end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} y_7 \\ y_8 \\ y_9 \end{vmatrix} = Z \begin{vmatrix} x_2 \\ x_3 \\ x_1 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} A \\ A \end{vmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} x_4 \\ x_5 \\ x_4 \\ x_6 \\ x_5 \\ x_4 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} A \\ A \\ x_2 \\ x_3 \end{vmatrix}$$

где в качестве переменных $y_4^-y_9$, $x_4^ x_6$, z используются сигналы, соответственно U_{23}^- - U_{41}^- , U_{22}^- - U_{24}^- , U_{27}^- - U_{29}^- , U_{47}^- .

Набору этих функций отвечает составленная из соответствующих логических элементов функциональная схема (фиг.3).

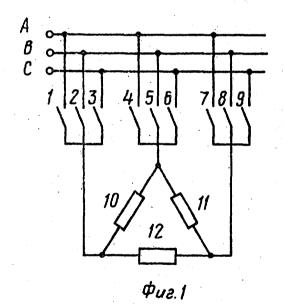
Выходные сигналы распределителя 18 импульсов поступают на вход формирователя 42 импульсов управления, в котором происходит их усиление и гальваническая развязка по питанию. Управляющие импульсы 1' - 9" с выхода ФИУ 42 подаются на соответствующие ключи 1-9 силовой схемы.

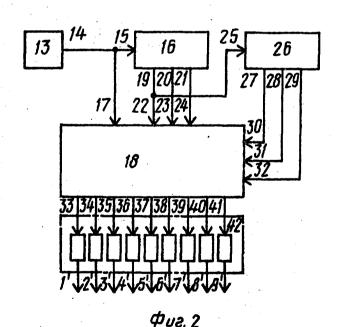
В результате работы этих ключей, выходное напряжение одной из фаз нагрузки принимает вид, изображенный на эпюре (фиг.4). Частота выходного напряжения равна разности частот управления f_{q} силовыми ключами и частоты питающей сети f_{c} , т.е. $f_{bb/x} = f_{q} - f_{c}$. Оно формируется следующим образом. На временном интервале $f_{0} - f_{1}$ открыты ключи 1, 5, 9 к нагрузке 10 приложено напряжения f_{ab} к нагрузке 11 — напряжение f_{ab} к нагрузке 12 — напряжение f_{ca} в момент времени f_{ca}

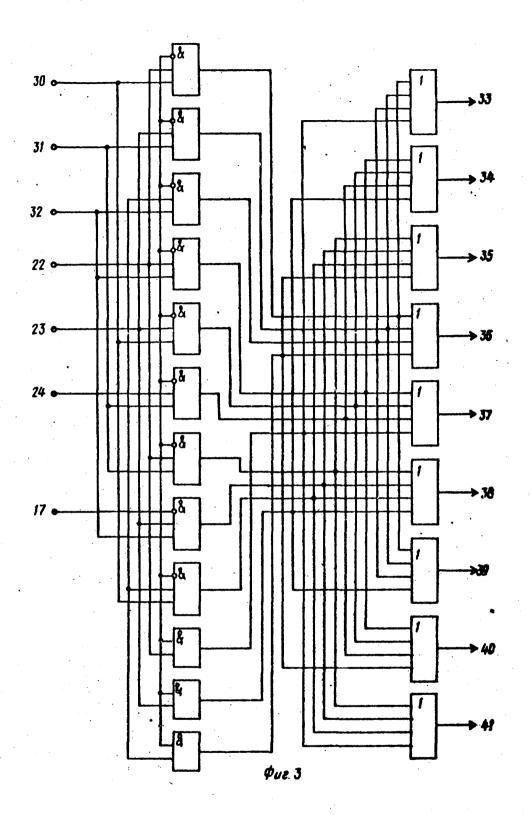
. запираются ключи 5 и 9, отпираются ключи 4 и 7, и на интервале ţ - to все выводы нагрузки оказываются подсоединенными к линейному проводу фазы А питающей сети, а напряжения между ними - равными нулю. В результате в выходном напряжении преобразователя формируется нупевая "пауза". В момент времени t_q закрываются ключи 1 и 4, вместо них открываются ключи 2 и 6, и на следующем интервале ${f t_2}$ – ${f t_3}$ к фазам нагрузки 10-12 прикладываются напряжения U_{BC} , U_{CA} и U_{AB} соответственно. В момент времени t_{g} запираются ключи 6 и 7, вместо них вступают в работу ключи 5 и 8, и на интервале $\mathfrak{t}_{\mathtt{A}}$ – $\mathfrak{t}_{\mathtt{A}}$ все фазы нагрузки оказываются закороченными через линейный провод фазы В питающей сети. На временном интервале t_4-t_5 вместо закрывавшихся 20 и в дальнейшем порядок работы сило-ключей 2 и 5 работают ключи 3 и 4, вых ключей и формирования выходного а к фазам нагрузки 10-12 приложены напряжения U_{CA} , U_{AB} и U_{BC} соответствен но. В момент времени t выходят из работы ключи 4 и 7, отпираются ключи 25 6 и 9, которые вместе с остающимся в работе ключом 3 обеспечивают закоротку нагрузки через линейный провод фазы С питающей сети и формирование очередной "паузы" в выходном напря-

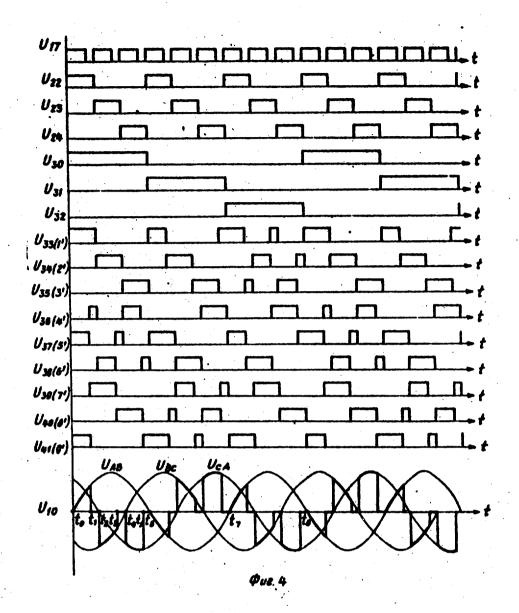
жении преобразователя. В дальнейшем, начиная с момента времени t_6 , цикл формирования кривой выходного напряжения повторяется, однако ключи, принимающие участие в шунтировании нагрузки на время "пауз", работают в иной последовательности. Первая "пауза" в выходном напряжении после момента времени t_6 формируется с помощью ключей 2, 5 и 8, вторая - с помощью ключей 3, 6 и 9, а третья при помощи ключей 1, 4 и 7. Начиная с момента времени 👣 порядок шунтирования нагрузки опять меняется. Ключи, шунтирующие нагрузку, работают в следующей последовательности: 3, 6, 9 - 1, 4, 7 - 2, 5, 8. B MOмент времени \mathfrak{t}_8 заканчивается период повторяемости импульсов управления, вых ключей и формирования выходного напряжения преобразователя такой же, как описанный для интервала $t_{\rm o}$ - $t_{\rm g}$.

Таким образом, предлагаемое устройство позволяет обеспечить равномерную тепловую нагрузку всех ключей, и, следовательно, выполнить их однотипными, что повышает технологичность их конструирования и изготовления.









Редактор С. Тимохина	Составитель А. Придатков Техред Т.Фанта	Корректор О, Тигор
по	Тираж 646 И Государственного комитет делам изобретений и откры 5, Москва, Ж-35, Раушская	тий
Филиа	л ППП "Патент", г. Ужгород	, ул. Проектная, 4