

М.Л. Юхман, А.А. Малаханов

(г. Брянск, Брянский государственный технический университет)

КОРРЕКТОР КОЭФФИЦИЕНТА МОЩНОСТИ НА ОСНОВЕ ПОВЫШАЮЩЕГО ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЯ С ПРИНЦИПОМ УПРАВЛЕНИЯ «МЕТОД КОНТРОЛЯ ЗА ОДИН ЦИКЛ»

Представлена модель импульсного высокочастотного корректора коэффициента мощности с принципом управления «Метод контроля за один цикл» («OCC»), построенного на интегральной схеме IR1150.

A model of a pulsed high-frequency power factor corrector with the “One Cycle Control” (“OCC”) control principle, built on an IR1150 integrated circuit, is presented.

Ключевые слова: корректор коэффициента мощности, метод контроля за один цикл, моделирование, САПР, OrCAD, коэффициент мощности.

Keywords: power factor corrector, one cycle control, modeling, CAD, OrCAD, power factor.

Импульсные повышающие преобразователи – преобразователи постоянного напряжения, позволяющие повысить напряжение на выходе относительно входа в несколько раз, однако их применяют и не только по основному предназначению, на данных преобразователях довольно успешно строятся корректоры коэффициента мощности (ККМ). Принцип работы ККМ – формирование потребляемого тока, то есть выравнивание его по фазе с напряжением и коррекция формы. Управление корректорами осуществляется замкнутой системой автоматического управления (САУ)[1].

Для реализации современного метода управления ККМ ОСС используется патентованный интегратор с цепью сброса (рис.1). Сигнал с усилителя ошибки поступает на интегратор со сбросом по каждому тактовому циклу, для того чтобы генерировать пилообразные импульсы с переменным углом наклона. Этот изменяемый пилообразный сигнал, сравниваемый с сигналом ошибки за вычетом сигнала с датчика тока, позволяет реализовать широтно-импульсное управление затвором силового транзистора. Метод контроля ОСС предполагает, что он может быть применен как к системам, у которых номинальная мощность составляет от 75 Вт, так и к тем системам, у которых она превышает 4 кВт. Тем самым предоставляется пользователям доступ к единому и эффективному решению применения ККМ в широком диапазоне изменения значения нагрузки.

Патентованный метод контроля за один цикл, вследствие его простоты реализации, был помещен на одном кристалле IR1150. ИС радикально

изменяет традиционные решения ККМ и позволяет получить преимущества как схем, работающих в режиме непрерывных токов (ССМ) для получения высоких характеристик, так и схем, работающих в режиме разрывных токов (DCM) для получения простых и дешевых ККМ [2].

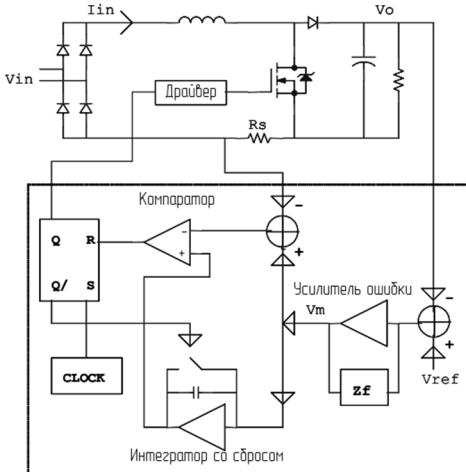


Рис.1. Схема замещения ККМ с ОСС

до 300 Вт, при маломощной системе, как правило, применяется режим разрывных токов DCM (Discontinuous Current Mode). Общий подход к работе в этом режиме ККМ заключается в использовании управления импульсным источником питания, при котором ток индуктивности падает до нуля в течение каждого импульса.

Преимущество использования решений на основе DCM в том, что они просты и рентабельны на небольших значениях мощности. Тем не менее, по мере увеличения мощности необходимо использование все больших фильтров электромагнитных помех, при этом КПД падает, вдобавок требуется все большее число полевых транзисторов и теплоотводов. По этим причинам для более высоких мощностей применяют режим непрерывного тока ССМ (Continuous Current Mode). Применение такого режима дает увеличение плотности рассеиваемой мощности, но обычно ведет к увеличению числа элементов, что усложняет саму топологию схемы, увеличивает размеры и цену системы в целом. Схема моделирования представлена на рис.2.

В системе управления происходят следующие процессы: генератор тактовых импульсов сбрасывает триггер, тем самым сбрасывая и интегратор, скорость нарастания которого зависит от напряжения рассогласования. Выходное напряжение интегратора сравнивается на компараторе с разницей

В связи с тем, что производитель International Rectifier не выпускал pspice-модели микросхемы IR1150 и её составление является достаточно трудоёмким процессом, выполним моделирование силовой рассчитанной схемы, отобразив лишь принцип работы системы управления по методу One Cycle Control[3].

Ранее разработчики, проектирующие схемы ККМ, стояли перед выбором использования необходимого режима работы устройства. Если мощность нагрузки была

напряжения рассогласования и напряжением датчика тока, тем самым устанавливая RS-триггер, который открывает транзистор повышающего преобразователя, и цикл продолжается по кругу [3].

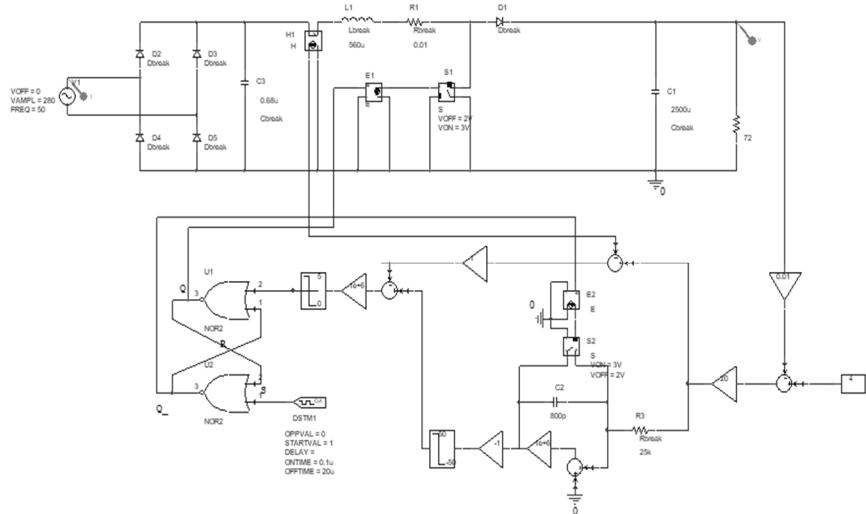


Рис.2. Схема моделирования ККМ с ОСС

Диаграммы входного напряжения и тока и выходного напряжения представлены на рис.3.

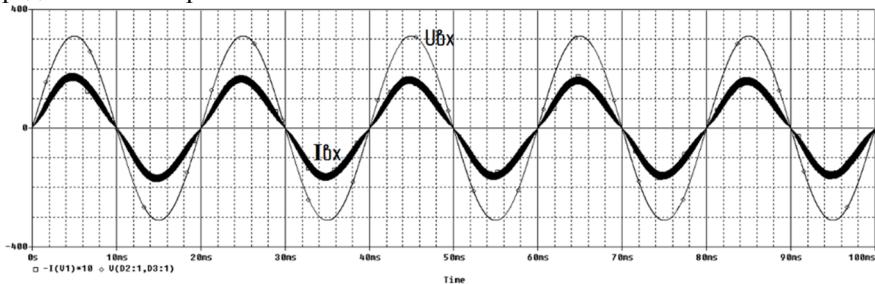


Рис.3. Диаграммы входного напряжения и тока

Как видно из диаграмм, напряжение и ток по фазе совпадают. Несмотря на то, что нагрузкой ККМ является емкостной фильтр, ток на выходе имеет синусоидальный характер, однако обладает некоторыми пульсациями (рис. 4). При этом ККМ не требует сложного фильтра входного тока, так как ток является непрерывным [3]. Для оценки энергоэффективности ККМ построим графики входной и выходной мощности (рис. 5).

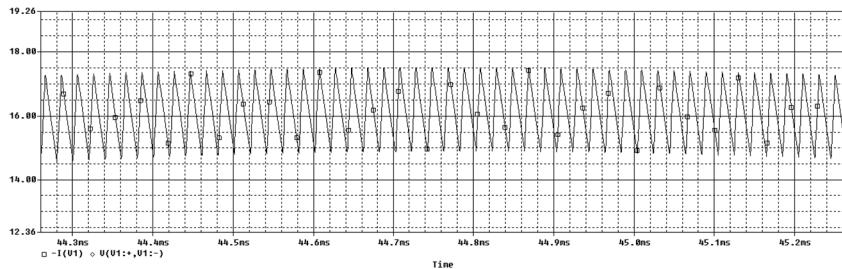


Рис.4. Масштабированный график тока

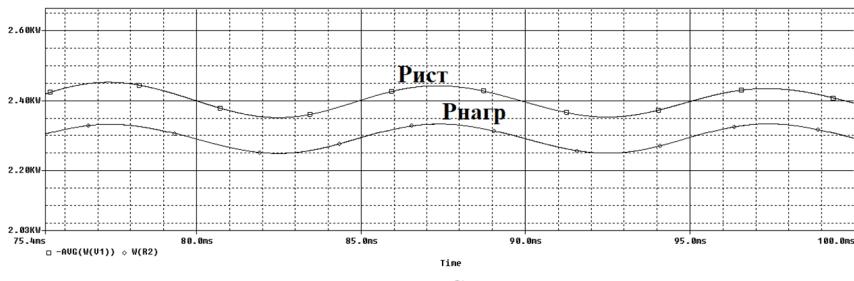


Рис.5. Результаты моделирования входной и выходной мощности

КПД корректора для мощности 2,4 кВт исходя из результатов моделирования:

$$\eta = \frac{P_{ИСТ}}{P_{НАГР}} = \frac{2,44\text{кВт}}{2,33\text{кВт}} = 0,95.$$

На российском рынке появляются новые контроллеры ККМ, позволяющие создавать надежные и дешевые источники питания с высоким коэффициентом мощности. Существуют микросхемы, объединяющие в одном корпусе корректор и ШИМ-контроллер для получения законченного источника питания, а также микросхемы, управляющие силовыми транзисторами корректора и обеспечивающие их "мягкое" переключение, что позволяет увеличить частоту преобразования до сотен килогерц.

Список литературы

1. Чаплыгин, Е.Е. Однофазные корректоры коэффициента мощности и их модели: учебное пособие / Е.Е. Чаплыгин – М.: Изд-во МЭИ, 2006. – 35 с.
2. Infineon: URL:<https://www.infineon.com/dgdl/ir1150.pdf?fileId=5546d462533600a4015355c41aa21642> (дата обращения 16.10.2018)
3. Brown, R & Soldano, Marco. (2005). One cycle control IC simplifies PFC designs. 2. 825 - 829 Vol. 2. 10.1109 / APEC.2005.1453075.

Материал поступил в редакцию 17.10.18.