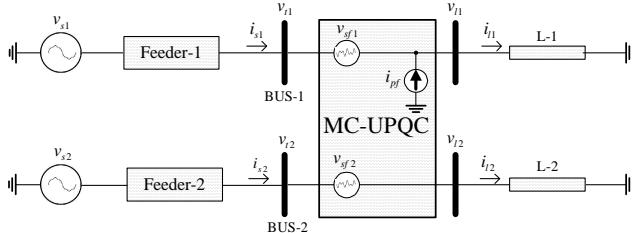


معرفی ساختار جدید جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان با قابلیت جبران‌سازی همزمان در فیدرهاي مجاور

حمیدرضا محمدی، علی یزدانی و حسین مختاری



شکل ۱: دیاگرام تک خطی MC-UPQC متصل شده به سیستم توزیع مورد مطالعه.

می‌شود اما چنانچه ولتاژ شبکه نیاز به جبران داشته باشد، باید از فیلتر اکتیو سری استفاده نمود [3]. در سالیان اخیر با الهام‌گیری از عملکرد تجهیزات انتقال جریان متناوب انعطاف‌پذیر (FACTS)، تجهیزات جدیدی برای جبران مشکلات کیفیت توان ابداع شده‌اند. از آن جمله می‌توان به جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان (UPQC) اشاره نمود. UPQC، اولین بار در سال ۱۹۹۶ با هدف ارتقای کیفیت توان در شبکه‌های توزیع، معرفی گردید [4]. UPQC ترکیب فیلتر اکتیو سری و موازی برای جبران همزمان ولتاژ و جریان می‌باشد [5] تا [7]. این وسیله در شبکه‌های توزیع و در مجاورت بارهای غیر خطی حساس، که عامل تولید هارمونیک بود و خود به اغتشاشات ولتاژ حساس می‌باشد، به کار گرفته می‌شود.

همان‌طور که اشاره شد می‌توان از فیلتر اکتیو سری برای جبران کمبود و بیشود ولتاژ (sag/swell) استفاده نمود، به‌شرطی که برای تنظیم ولتاژ باس DC تمهدی اندیشه شود. زیرا در این حالت به‌دلیل تبادل توان حقیقی، ولتاژ خازن کاهش و یا افزایش خواهد یافت. چنانچه از پل دیودی برای تنظیم ولتاژ خازن استفاده کنیم فقط قادر به جبران کمبود ولتاژ خواهیم بود و در صورت نیاز به جبران بیشود ولتاژ، باید از یک یکسوساز اکتیو برای تنظیم ولتاژ خازن بهره گرفت که در واقع استفاده از UPQC را تداعی می‌کند. چنانچه بار مورد نظر، بار حساسی است که به هیچ وجه نباید تعذیه آن قطع شود با به‌عبارت دیگر علاوه بر کمبود و بیشود ولتاژ، جبران قطعی ولتاژ نیز لازم باشد، در این صورت باید از باطری و یا دیگر وسایل ذخیره‌کننده انرژی در سمت DC استفاده نمود. از جمله محدودیت‌های این روش، ظرفیت محدود ذخیره انرژی و در نتیجه محدودیت در جبران قطعی‌های طولانی مدت می‌باشد.

در این مقاله یک ساختار جدید با عنوان جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان با چندین مبدل (Multi Converter - UPQC; MC-UPQC) ارائه می‌گردد که ارتقا‌یافته جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان به‌منظور جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان در دو فیدر مجاور است. در ساختار جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان در دو فیدر مجاور است. در ساختار ارائه شده، با افودن یک مبدل سری در فیدر مجاوری که از یک منبع جداگانه تعذیه می‌شود، می‌توان علاوه بر جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان در فیدر اصلی، کلیه مشکلات ولتاژ و به‌خصوص قطعی ولتاژ در فیدر مجاور را نیز جبران نمود. دیاگرام تک خطی سیستم توزیع مورد مطالعه که از MC-UPQC استفاده می‌کند، در شکل ۱ نشان داده شده

چکیده: در این مقاله یک ساختار جدید برای جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان ارائه خواهد شد. در این ساختار جدید با اضافه کردن یک مبدل سری در فیدر مجاور، که از طریق منبع جداگانه تعذیه می‌شود، قابلیت‌های جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان ارتقا یافته است. به‌نحوی که علاوه بر جبران همزمان ولتاژ و جریان در یک فیدر، توانایی حفاظت از بار حساس و ولتاژ را دارد. در ساختار مقابل کلیه اغتشاشات ولتاژ و به‌خصوص قطعی ولتاژ بوده و در سمت DC به یک خازن مشترک متصل شده‌اند. محاسبن ساختار ارائه شده عبارتند از: ۱) انتقال توان از یک فیدر به فیدر مجاور برای جبران قطعی ولتاژ و ۲) استفاده از تنها یک مبدل موازی برای جبران‌سازی جریان و تنظیم ولتاژ خازن مشترک باس DC بین هر سه مبدل. نتایج شبیه‌سازی انجام گرفته با نرم‌افزار PSCAD/EMTDC در یک سیستم مطالعه‌ای نمونه مشکل از دو باس و دو فیدر، مؤید قابلیت‌های ساختار ارائه شده و سیستم کنترل آن بوده است.

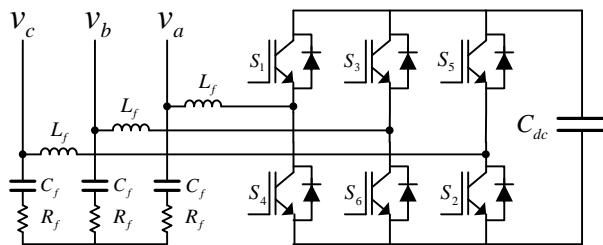
کلید واژه: جبران‌ساز یکپارچه کیفیت توان، فیلتر اکتیو، کیفیت توان، PSCAD/EMTDC

۱- مقدمه

در سالیان اخیر دست‌یابی به راندمان بالاتر و بهره‌وری بیشتر، استفاده از تجهیزات سوئیچینگ به‌طور گسترش‌های مورد توجه واقع شده‌اند، به‌طوری که کاربرد آنها رو به افزایش است. با گسترش کاربرد این گونه تجهیزات، مشکلات کیفیت توان نیز به‌طور فزاینده‌ای در حال افزایش می‌باشند. همچنین عوامل سنتی بروز مشکلات کیفیت توان از قبیل اصابت صاعقه با خطوط انتقال، کلیدزنی بانک‌های خازنی بزرگ و موقع خطاها مختلف نیز با توجه به گسترش شبکه‌های قدرت، در حال افزایش می‌باشند.

از سوی دیگر با توجه به پیشرفت روزافزون سیستم‌های کنترل الکترونیکی، دامنه کاربرد تجهیزات حساس به اغتشاشات ولتاژ نیز افزایش یافته است [1]. لذا برای جبران مشکلات کیفیت توان و کاهش اغتشاشات به زیر حد مجاز مشخص شده در استانداردهای موجود، نیاز به جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان خواهد بود. روش‌های مدرن بهبود کیفیت توان به صورت فیلترهای اکتیو عمل می‌کنند [2]. فیلتر اکتیو موازی برای جبران اثرات منفی بار غیر خطی بر روی شبکه استفاده بازگری شد.

این مقاله در تاریخ 31 مرداد ماه 1386 دریافت و در تاریخ 14 خرداد ماه 1387 بازنگری شد.
حمیدرضا محمدی، دانشکده مهندسی، دانشگاه کاشان، کاشان (email: mohammadi@kashanu.ac.ir)
علی یزدانی ورجانی، دانشکده فنی و مهندسی، دانشگاه تربیت مدرس، تهران،
صندوق پستی 14115-349 (email: yazdian@modares.ac.ir)
حسین مختاری، دانشکده برق، دانشگاه صنعتی شریف، تهران،
(email: mokhtari@sharif.edu)



شکل 3: ساختار مبدل منبع ولتاژ (VSC).

(VSC) با نامهای VSC-1، VSC-2 و VSC-3 استفاده شده است که همگی در سمت DC به یک خازن مشترک متصل شده‌اند.

در این سیستم VSC-1 به صورت سری با بس 1، VSC-2 به صورت موازی با بار L-1 و VSC-3 به صورت سری با بس 2 متصل شده‌اند. هر یک از این مبدل‌ها شامل یک مبدل پل سه‌فاز و یک فیلتر پایین‌گذر در خروجی آن می‌باشدند. فیلتر پایین‌گذر خروجی، برای جلوگیری از ورود هارمونیک‌های مراتب بالا ناشی از کلیدزنی قرار داده شده است. ساختار یک مبدل نمونه در شکل 3 نشان داده شده است.

همان‌طور که از ساختار MC-UPQC در شکل 2 ملاحظه می‌شود، هر 3 مبدل در سمت DC به یک خازن مشترک، و در سمت AC نیز هر کدام به یک ترانسفورماتور متصل می‌باشدند. ثانویه ترانسفورماتورهای متصل شده به مبدل‌های سری مستقیماً به صورت سری با بس‌های 1 و 2 و ثانویه ترانسفورماتور متصل شده به مبدل موازی به صورت موازی با بار L-1 متصل می‌شوند. ضمناً هر یک از این 3 مبدل به صورت کاملاً مستقل از یکدیگر کنترل می‌شوند. اهداف به کارگیری MC-UPQC در

سیستم فوق را می‌توان به صورت زیر تشریح نمود:

(1) تنظیم ولتاژ بس 1 در مقابل کمود، بیشود و اختشاشات ولتاژ به منظور تأمین ولتاژ مورد نیاز برای عملکرد صحیح بار غیر خطی و حساس L-1.

(2) تنظیم ولتاژ بس 2 در مقابل کمود، بیشود و اختشاشات ولتاژ به ویژه جبران قطعی ولتاژ به منظور تأمین ولتاژ مورد نیاز برای عملکرد صحیح بار حساس و بحرانی L-2.

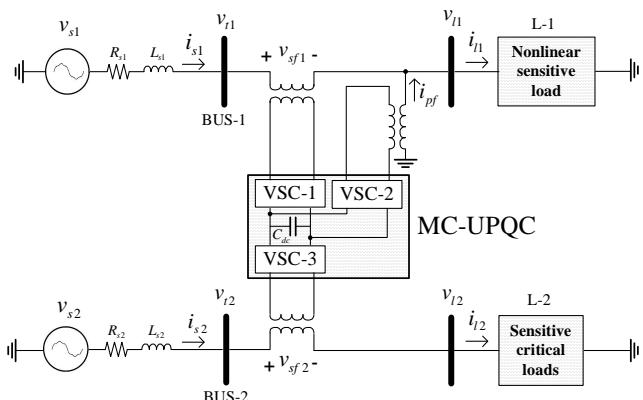
(3) جریان اختشاشات جریان بار در فیدر 1 به گونه‌ای که جریان ابتدای فیدر کاملاً متعادل، سینوسی و فاقد مؤلفه راکتیو باشد.

به منظور دست‌یابی به اهداف فوق، مبدل‌های سری به روش کنترل ولتاژ SPWM و مبدل موازی به روش کنترل جریان هیسترزیس کنترل می‌شوند. همان‌طور که در قسمت‌های قبل اشاره شد فرض بر این است که ولتاژ بس‌های 1 و 2 حاوی هارمونیک، کمود و بیشود ولتاژ می‌باشند. شکل موج ولتاژ بس‌های 1 و 2 در شکل 4 و همچنین جریان بار فیدر 1 نیز در شکل 5 نشان داده شده‌اند.

لازم به ذکر است که به منظور سادگی در کلیه شکل‌ها، مگر مواردی که نمایش شکل موج سه‌فاز ضرورت داشته باشد، فقط شکل موج فاز a نشان داده است. در ادامه نشان داده خواهد شد که چگونه می‌توان با به کارگیری MC-UPQC، مشکلات کیفیت توان را اعم از اختشاشات ولتاژ و جریان در فیدر 1 و اختشاشات ولتاژ در فیدر 2 جبران نموده و شکل موج ولتاژ دو سر بار و جریان منبع را بهبود بخشید.

3- استراتژی کنترل MC-UPQC

همان‌طور که در شکل 2 نشان داده شده است، ساختار ارائه شده برای MC-UPQC از دو مبدل سری و یک مبدل موازی تشکیل شده است. تکنیک کنترل مبدل‌های سری، کنترل ولتاژ SPWM و تکنیک کنترل



شکل 2: ساختار داخلی MC-UPQC متصل شده به سیستم توزیع مورد مطالعه.

است. این سیستم از دو فیدر، که توسط منابع جدآگانه تغذیه می‌شوند، تشکیل شده است و هر یک از فیدرها بار جدآگاهی‌ای را تقدیم می‌کنند. در این سیستم، MC-UPQC میان بس‌های 1 و 2 که ولتاژ آنها به ترتیب با v_{n1} و v_{n2} نشان داده شده‌اند و همچنین بار غیر خطی L-1 که جریان آن با i_{n1} نشان داده شده است، متصل شده است. سایر پارامترهای سیستم فوق عبارتند از: i_{n1} و i_{n2} جریان فیدرها 1 و 2، v_{n1} و v_{n2} جریان بارهای L-1 و L-2، v_{f1} و v_{f2} ولتاژ دو سر بارهای L-1 و L-2 و در نهایت v_{sf1} و v_{sf2} به ترتیب ولتاژ سری تزریق شده در فیدر 1 و ولتاژ سری تزریق شده در فیدر 2 و جریان موازی تزریق شده توسط مبدل‌های سری و موازی در ساختار MC-UPQC می‌باشند.

در سیستم فوق فرض بر این است که ولتاژ بس‌های 1 و 2 (v_{n1} و v_{n2}) حاوی اختشاشات ولتاژ از جمله هارمونیک، کمبود و بیشود ولتاژ می‌باشند. از طرف دیگر بار L-1 یک بار غیر خطی و حساس می‌باشد که اگرچه خود جریان هارمونیکی به شبکه تغذیه می‌کند، اما برای عملکرد صحیح نیازمند یک ولتاژ سینوسی خالص با دامنه مشخص می‌باشد. در نهایت بار L-2 نیز یک بار حساس و بحرانی است که علاوه بر اختشاشات ولتاژ، بایستی در مقابل قطعی ولتاژ نیز به طور کامل محافظت شود. این گونه بارها شامل خطوط تولید مکانیزه در کارخانجات صنعتی مهم و همچنین مراکز خدماتی مهم از جمله مراکز درمانی، فرودگاه‌ها و ایستگاه‌های مخابراتی می‌باشند به طوری که قطع برق در این گونه سیستم‌ها می‌تواند خسارات جانی و مالی فراوانی را به همراه داشته باشد.

عملکرد MC-UPQC در سیستم فوق را می‌توان به طور خلاصه، جبران‌سازی همزمان سری و موازی در فیدر 1 و همچنین جبران‌سازی سری در فیدر 2 در نظر گرفت. از جمله محسان ساختار ارائه شده می‌توان به موارد زیر اشاره نمود:

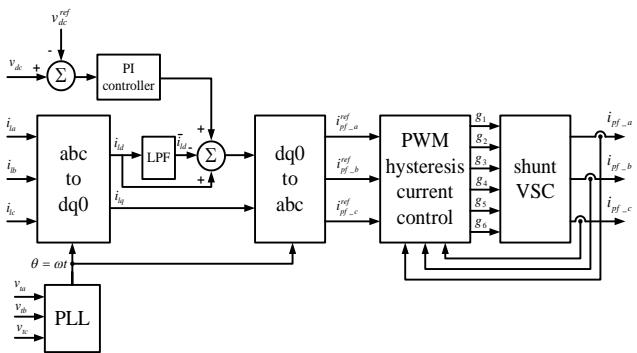
(1) انتقال توان از یک فیدر به فیدر دیگر برای جبران قطعی ولتاژ.

(2) استفاده از تنها یک مبدل خازن مشترک بس DC میان هر سه مبدل همچنین تنظیم ولتاژ خازن مشترک بس DC.

با استفاده از نرم‌افزار PSCAD/EMTDC سیستم توزیع مورد مطالعه تحت شرایط مختلف اعم از وجود اختشاشات هارمونیکی، کمبود و بیشود ولتاژ در فیدرها 1 و 2 قطعی ولتاژ در فیدر 2 و تغییر ناگهانی بار شیوه‌سازی شده و قابلیت‌های ساختار ارائه شده برای جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان در سیستم فوق نشان داده خواهد شد.

2- ساختار و نحوه عملکرد MC-UPQC

ساختار داخلی MC-UPQC متصل شده به سیستم توزیع مورد مطالعه در شکل 2 نشان داده شده است. در این ساختار از 3 مبدل متبع ولتاژ



شکل 6: بلوك دياگرام سيستم کنترل مبدل موازي.

با توجه به اينکه $i_s = i_l - i_{pf}$ ، چنانچه جريان مرجع مبدل موازي به صورت زير در نظر گرفته شود

$$\begin{cases} i_{pf_d}^{ref} = \tilde{i}_{l_d} \\ i_{pf_q}^{ref} = i_{l_q} \end{cases} \quad (4)$$

در اين صورت مؤلفه های جريان فيدر مورد نظر در محور های q - d به صورت زير در خواهد آمد

$$\begin{cases} i_{s_d} = \tilde{i}_{l_d} \\ i_{s_q} = 0 \end{cases} \quad (5)$$

در واقع جريان فيدر فوق فاقد هرگونه مؤلفه هارمونيکي و راكتيو پس از جبران سازی خواهد بود. يكى ديگر از وظايف مبدل موازي تنظيم ولتاژ خازن مشترک باس DC مى باشد. لازم به ذكر است که تلفات سوئيچينگ باعث كاهش ولتاژ خازن شده و همچنين اغتشاشاتي از قبيل تغييرات ناگهاني بار مى توانند باعث نوسان ولتاژ خازن گردد. برای جلوگيري از نوسانات ولتاژ خازن، از يك کنترل کننده PI استفاده مى شود. ورودي اين کنترل کننده خطايي بين ولتاژ خازن با يك ولتاژ مرجع بوده و خروجي آن نيز با Δi_{dc} نمایش داده مى شود. برای تنظيم ولتاژ خازن، خروجي کنترلر PI با مؤلفه d جريان مرجع مبدل موازي، جمع شده و به عنوان مقدار مرجع جديد در نظر گرفته مى شود. در اين صورت تبادل توان حقيقي لازم برای تنظيم ولتاژ خازن، از طريق مبدل موازي صورت پذيرفته و ولتاژ خازن در مقدار مرجع آن تنظيم مى گردد. بنابراين مؤلفه های d-q جديد برای جريان مرجع مبدل موازي عبارت خواهد بود از

$$\begin{cases} i_{pf_d}^{ref} = \tilde{i}_{l_d} + \Delta i_{dc} \\ i_{pf_q}^{ref} = i_{l_q} \end{cases} \quad (6)$$

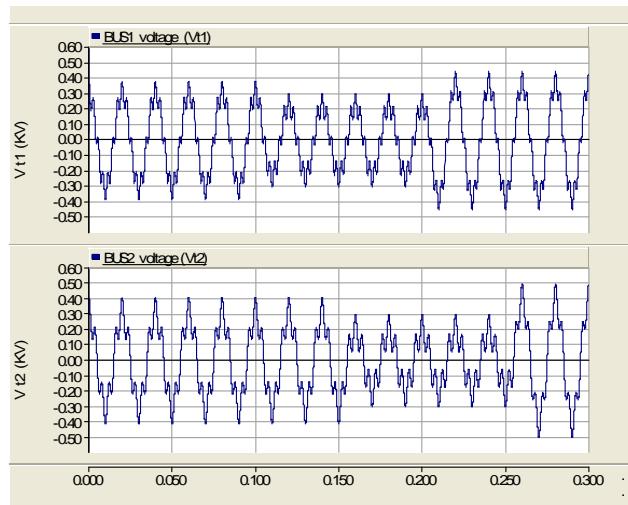
همچنان که در شکل 6 نشان داده است، با انتقال مقادير مرجع از چارچوب مبناي سنکرون (dq0) به چارچوب مينا (abc) و استفاده از تكنيك کنترل جريان هيسترزيس، جريان هاي جبران سازی لازم توسيط مبدل موازي ايجاد خواهد شد

$$i_{pf_abc}^{ref} = T_{dq0}^{abc} i_{pf_dq0}^{ref} ; \quad T_{dq0}^{abc} = (T_{abc}^{dq0})^{-1} \quad (7)$$

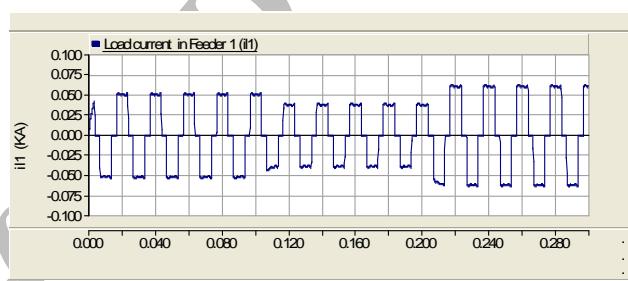
2-3 کنترل مبدل های سری

وظايف مبدل های سری عبارتند از: (1) جبران کمبود و بيشود ولتاژ، (2) جبران مؤلفه های هارمونيکي و نامتعادلي ولتاژ و (3) جبران قطعي ولتاژ در فيدر 2 (لين قسمت از وظايف مبدل سری در فيدر 2 مى باشد).

بلوك دياگرام سيستم کنترل مبدل های سری در شکل 7 نشان داده شده است. در اين روش ابتدا ولتاژ باس اندازه گيری شده و با استفاده از خروجي حلقه قفل فاز (PLL) به چارچوب مبناي سنکرون (dq0) انتقال



شکل 4: شکل موج ولتاژ باس های 1 و 2.



شکل 5: شکل موج جريان بار در فيدر 1.

مبدل موازي، کنترل جريان هيسترزيس مى باشد. بر طبق استراتژي کنترل طراحى شده، مبدل های سری و موازي هر يك وظايف متفاوتی دارند. در ادامه وظايف و الگوريتم کنترل مبدل ها با استفاده از روش q - d تشريح خواهد شد.

1-3 مبدل موازي

وظايف مبدل موازي عبارتند از: (1) جبران مؤلفه راكتيو جريان بار $L-1$ و (2) جبران مؤلفه های هارمونيکي و نامتعادلي جريان بار $L-1$ و (3) تنظيم ولتاژ خازن مشترک باس DC.

بلوك دياگرام سيستم کنترل مبدل موازي در شکل 6 نشان داده شده است. در اين روش ابتدا جريان فيدر تقدیه کننده بار غير خطی ($L-1$)، اندازه گيری شده و با استفاده از خروجي حلقه قفل فاز (PLL) به چارچوب مبناي سنکرون (dq0) انتقال داده مى شود

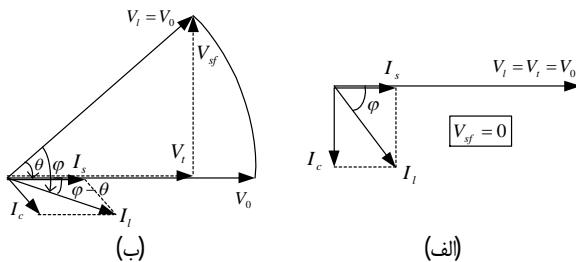
$$i_{l_dq0} = T_{abc}^{dq0} i_{l_abc} \quad (1)$$

ماتريس تبديل abc به dq0 به صورت (2) مى باشد

$$T_{abc}^{dq0} = \frac{2}{3} \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & \cos(\omega t - 120^\circ) & \cos(\omega t + 120^\circ) \\ -\sin(\omega t) & -\sin(\omega t - 120^\circ) & -\sin(\omega t + 120^\circ) \\ 1/2 & 1/2 & 1/2 \end{bmatrix} \quad (2)$$

با اين تبديل، مؤلفه های ترتيب مثبت فرکانس اصلی به مقادير DC در محور های q - d تبديل شده و به راحتی توسيط يك فيلتر پاين گذر جدا مى شوند. همچنين تمامی مؤلفه های هارمونيکي، با يك شيفت فرکانسي معادل فرکانس اصلی، به مؤلفه های ac تصویر مى شوند

$$\begin{cases} i_{l_d} = \bar{i}_{l_d} + \tilde{i}_{l_d} \\ i_{l_q} = \bar{i}_{l_q} + \tilde{i}_{l_q} \end{cases} \quad (3)$$



شکل 9: دیاگرام فازوری روش جبران‌سازی متعامد، (الف) بدون کمبود ولتاژ و (ب) با کمبود ولتاژ.

3-3 تکنیک مدولاسیون پهنهای پالس سینوسی (SPWM) بهبود یافته

تکنیک کنترل ولتاژ SPWM به مبدل سری این امکان را می‌دهد که ولتاژ غیر سینوسی مطابق با ولتاژ مرجع را ایجاد نماید. با توجه به اینکه دامنه و فرکانس شکل 9 موج مرجع می‌تواند در رنج وسیعی تغییر نماید، لذا در این شرایط تکنیک SPWM معمولی، بهدلیل تضعیف دامنه ذاتی، جوابگو نخواهد بود [9]. به علاوه فیلتر پایین‌گذر قرارگرفته در خروجی مبدل، باعث ایجاد جابه‌جایی فاز در ولتاژهای خروجی خواهد شد. برای رفع مشکلات فوق می‌توان با فیدبک مقادیر خروجی واقعی مبدل و مقایسه آنها با مقادیر مرجع، یک شکل موج مرجع جدید ایجاد نمود. بدین ترتیب خطای بین خروجی مبدل و مقادیر مرجع کاهش خواهد یافت. بلوک دیاگرام تکنیک SPWM بهبود یافته در شکل 8 نشان داده شده است. در این روش خطای بین خروجی مبدل و مقادیر مرجع در بهره K_v ضرب شده و با مقادیر مرجع جمع می‌شود تا بدین ترتیب مقادیر مرجع جدید حاصل گردد (13).

$$v_{sf_i}^{ref,new} = v_{sf_i}^{ref} + k_v(v_{sf_i}^{ref} - v_{sf_i}^{actual}) ; \quad i = a, b, c \quad (13)$$

4- بررسی تحلیلی توان نامی

توان نامی MC-UPQC یک عامل مهم در مشخص کردن ظرفیت، قیمت و همچنین صرفه اقتصادی به کارگیری آن می‌باشد. در این قسمت ضمن بررسی دو مدل مختلف ارائه شده برای UPQC، مدل مناسب برای به کارگیری در ساختار MC-UPQC را معرفی نموده و بر آن اساس توان نامی را محاسبه خواهیم نمود. دو مدل مختلف ارائه شده برای UPQC عبارتند از:

(1) جبران‌سازی متعامد (UPQC-Q).

(2) جبران‌سازی هم‌فاز (UPQC-P).

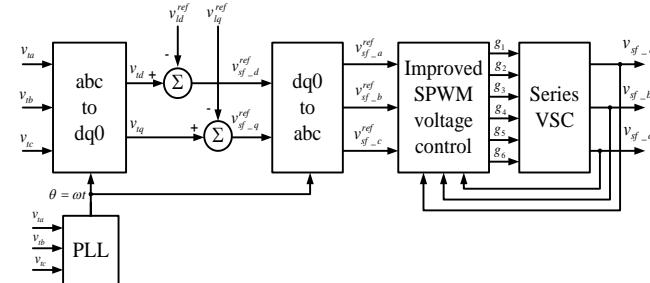
در جبران‌سازی متعامد ولتاژ خروجی مبدل سری عمود بر جریان منبع تزریق می‌شود، به قسمی که در شرایط دائمی توان حقیقی مبدل صفر می‌باشد. این عامل یک مزیت مهم برای UPQC به هنگام جبران کمبود ولتاژ می‌باشد. ضمناً مبدل سری بخشی از توان راکتیو مورد نیاز بار را، در مشارکت با مبدل موازی تأمین می‌نماید به قسمی که توان نیاز مبدل موازی کاهش می‌یابد. شکل 9 دیاگرام فازوری این روش را برای فرکانس

اصلی و یک ضریب توان بار به خصوص در دو حالت نشان می‌دهد:

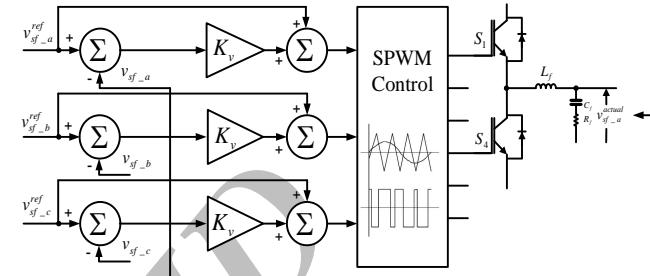
(الف) ولتاژ شبکه برابر ولتاژ عادی بار می‌باشد (بدون کمبود ولتاژ).

(ب) موقع کمبود ولتاژ.

در حالتی که ولتاژ شبکه برابر ولتاژ عادی بار می‌باشد، ولتاژ سری تزریق شده صفر بوده و داریم $V_t = V_0$ (شکل 9-الف). در این شرایط جریان بار با I_t نشان داده شده و مبدل موازی مؤلفه راکتیو جریان بار (I_c) را جبران می‌نماید و لذا ضریب توان ورودی برابر یک خواهد بود.



شکل 7: بلوك دیاگرام سیستم کنترل مبدل سری.



شکل 8: بلوك دیاگرام تکنیک مدولاسیون پهنهای پالس سینوسی (SPWM) بهبود یافته.

داده می‌شود

$$v_{t_dq0}^{ref} = T_{abc}^{dq0} v_{t_abc} = v_{t1p} + v_{t1n} + v_{t10} + v_{th} \quad (8)$$

در این رابطه

$$\begin{aligned} v_{t1p} &= [v_{t1p_d} \quad v_{t1p_q} \quad 0]^T \\ v_{t1n} &= [v_{t1n_d} \quad v_{t1n_q} \quad 0]^T \\ v_{t10} &= [0 \quad 0 \quad v_{t10}]^T \\ v_{th} &= [v_{th_d} \quad v_{th_q} \quad v_{th_0}]^T \end{aligned} \quad (9)$$

که v_{t1p} ، v_{t1n} و v_{t10} به ترتیب مؤلفه‌های ترتیب مثبت، منفی و صفر

فرکانس اصلی و v_{th} نیز مؤلفه‌های هارمونیکی ولتاژ بار می‌باشند. بر طبق اهداف سیستم کنترل، ولتاژ دو سر بار بایستی یک ولتاژ سینوسی با دامنه ثابت باشد و به عبارت دیگر باید در چارچوب مبنای سنکرون (dq0) تنها یک مقدار داشته باشد

$$v_{t_dq0}^{\exp} = T_{abc}^{dq0} v_{t_abc}^{\exp} = \begin{bmatrix} V_m \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad (10)$$

در رابطه فوق

$$v_{t_abc}^{\exp} = \begin{bmatrix} V_m \cos(\omega t) \\ V_m \cos(\omega t - 120^\circ) \\ V_m \cos(\omega t + 120^\circ) \end{bmatrix} \quad (11)$$

لذا ولتاژ مرجع برای مبدل سری به صورت (12) خواهد بود

$$v_{sf_dq0}^{ref} = v_{t_dq0}^{ref} - v_{t_dq0}^{\exp} \quad (12)$$

رابطه فوق بدین معنی است که v_{t1p_d} در (9) باستی در مقدار V_m ثابت نگه داشته شود و مؤلفه‌های دیگر توسط ولتاژ مرجع به دست آمده در (12) به مبدل سری حذف گردند. با انتقال ولتاژ مرجع به دست خواهد آمد. در چارچوب مبنای (abc)، ولتاژ مرجع برای مبدل سری به دست خواهد آمد. در نهایت با استفاده از تکنیک مدولاسیون پهنهای پالس سینوسی (SPWM) بهبود یافته، ولتاژ جبران‌سازی مورد نظر توسط خروجی مبدل سری تأمین خواهد شد.

همچنین ضریب توان بار در فیدر 1 و 2 به ترتیب $\cos \varphi_1$ و $\cos \varphi_2$ بوده و درصد کمبود ولتاژ در فیدر 1 و 2 به ترتیب x_1 و x_2 می‌باشند. لازم به ذکر است که در محاسبات توان از تلفات صرف نظر شده و محاسبات برای بار خطی و فرکانس اصلی انجام می‌گیرد [11]. با توجه به این که توان مورد نیاز برای جبران قطعی ولتاژ بسیار بیشتر از توان مورد نیاز برای جبران سایر پدیده‌های کیفیت توان است، لذا صرف نظر کردن از مؤلفه‌های هارمونیکی و خطی در نظر گرفتن بار تأثیر چندانی در محاسبات توان نخواهد داشت.

توان حقيقی مورد نیاز بار 1 ثابت بوده و از طریق منبع تغذیه فیدر 1 تأمین می‌گردد. همچنین توان حقيقی مورد نیاز برای جبران کمبود و قطعی ولتاژ در فیدر 2 نیز توسط منبع تغذیه فیدر 1 و از طریق VSC-2 و VSC-3 تأمین می‌گردد. بر این اساس جریان فیدر 1 (I_{s1}) به صورت زیر تعیین می‌شود

$$V_{t1} I_{s1} = V_{t1} I_{l1} \cos \varphi_1 + V_{sf2} I_{l2} \cos \varphi_2 \quad (16)$$

$$(1-x_1) V_{t1} I_{s1} = V_0 I_{01} \cos \varphi_1 + x_2 V_0 I_{02} \cos \varphi_2 \quad (17)$$

$$(1-x_1) I_{s1} = I_{01} \cos \varphi_1 + x_2 I_{02} \cos \varphi_2 \quad (18)$$

$$I_{s1} = \frac{I_{01} \cos \varphi_1}{(1-x_1)} + \frac{x_2 I_{02} \cos \varphi_2}{(1-x_1)} \quad (19)$$

با توجه به شکل 9، ولتاژ سری تزریق شده توسط VSC-1 به صورت زیر بیان می‌شود

$$V_{sf1} = V_{t1} \tan \theta = V_0 (1-x_1) \tan \theta \quad (20)$$

بنابراین توان مورد نیاز VSC-1 به صورت زیر محاسبه می‌گردد

$$\begin{aligned} VA_{series_VSC1} &= 3V_{sf1} I_{s1} \\ &= 3V_0 (1-x_1) \tan \theta \left(\frac{I_{01} \cos \varphi_1}{1-x_1} + \frac{x_2 I_{02} \cos \varphi_2}{1-x_1} \right) \end{aligned} \quad (21)$$

جریان مبدل موازی (VSC-2) را می‌توان به دو قسمت تقسیم کرد (1) قسمت اول که با I_{c1} نشان داده می‌شود، مؤلفه راکتیو جریان بار را جبران می‌نماید (لبه برای بارهای غیر خطی علاوه بر مؤلفه راکتیو جریان بار، مؤلفه‌های هارمونیکی جریان بار را نیز جبران می‌نماید). با توجه به شکل 9، I_{c1} به صورت زیر محاسبه می‌شود

$$\begin{aligned} I_{c1} &= \sqrt{I_{l1}^2 + I_{s1}^2 - 2I_{l1} I_{s1} \cos(\varphi_1 - \theta)} \\ &= \sqrt{I_{01}^2 + I_{s1}^2 - 2I_{01} I_{s1} \cos(\varphi_1 - \theta)} \end{aligned} \quad (22)$$

مقدار I_{c1} از (19) جایگذاری می‌گردد. این مؤلفه جریان مبدل موازی فقط تبادل توان راکتیو (P) ایجاد می‌نماید.

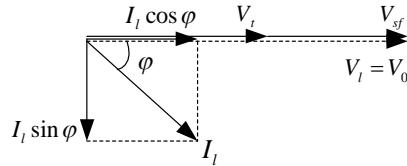
(2) قسمت دوم توان راکتیو (P) مورد نیاز برای جبران کمبود و یا قطعی ولتاژ در فیدر 2 را تأمین می‌نماید.

بر این اساس توان خروجی VSC-2 یک مؤلفه راکتیو و یک مؤلفه راکتیو دارد و به صورت زیر محاسبه می‌گردد

$$\begin{aligned} VA_{shunt_VSC2} &= 3V_{t1} I_{pf} = 3\sqrt{Q^2 + P^2} \\ &= 3\sqrt{(V_{t1} I_{c1})^2 + (V_{sf2} I_{l2} \cos \varphi_2)^2} \\ &= 3V_0 \sqrt{I_{c1}^2 + (x_2 I_{02} \cos \varphi_2)^2} \end{aligned} \quad (23)$$

مقدار I_{c1} از (22) جایگذاری می‌گردد. در نهایت توان مورد نیاز VSC-3 نیز از رابطه زیر محاسبه می‌گردد

$$VA_{series_VSC3} = 3V_{sf2} I_{l2} = 3x_2 V_0 I_{02} \quad (24)$$



شکل 10: دیاگرام فازوری روش جبران‌سازی هم‌فاز در شرایط وقوع کمبود ولتاژ.

البته برای بارهای غیر خطی، مبدل موازی نه تنها مؤلفه راکتیو جریان باشد بلکه مؤلفه‌های هارمونیکی جریان بار را نیز جبران خواهد نمود.

بدین ترتیب تنها مؤلفه راکتیو جریان بار توسط شبکه تأمین می‌گردد. چنانچه در اثر مشکلات شبکه کمبود ولتاژ رخدده، UPQC بایستی به قسمی عمل کند که این کمبود ولتاژ را جبران نموده و ولتاژ دو سر بار را به مقدار عادی آن برگرداند. همچنان که در شکل 9-ب آمده است، در این روش ولتاژ خروجی مبدل سری (V_{sf})، عمود بر ولتاژ شبکه (V_t) تزریق می‌شود. جریان بار با I_l مشخص شده و جریان تزریق شده توسط مبدل موازی (I_c) به قسمی است که جریان شبکه (I_s) هم‌فاز با ولتاژ شبکه (V_t) باشد. در این شرایط فقط توان اکتیو مورد نیاز بار توسط شبکه تأمین می‌گردد و لذا ضریب توان در سمت شبکه برای واحد خواهد بود.

در روش جبران‌سازی هم‌فاز ولتاژ تزریق شده توسط مبدل سری، در شرایطی که شبکه معادل باشد، هم‌فاز با ولتاژ شبکه می‌باشد. در این روش ولتاژ تزریق شده برای جبران کمبود ولتاژ مینیمم خواهد بود. دیاگرام فازوری این روش برای فرکانس اصلی در شکل 10 نشان داده شده است.

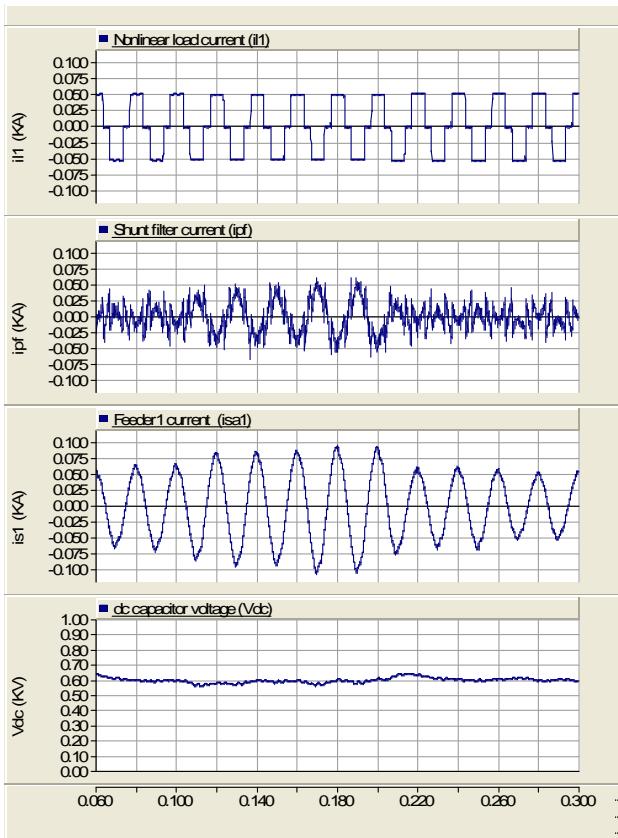
در [10] بازگذاری مبدل سری، موازی و بارگذاری کل UPQC برای این دو روش در شرایط کاری مختلف مقایسه شده‌اند. نتایج ارائه شده نشان می‌دهد که بازگذاری مبدل موازی در جبران‌سازی معتماد کمتر از جبران‌سازی هم‌فاز بوده و همچنین برای ضریب توان کوچک‌تر یا مساوی 0.9، بازگذاری مبدل سری در جبران‌سازی هم‌فاز کمتر از جبران‌سازی معتماد است. همچنان نشان داده شده است که در شرایطی که توان راکتیو مورد نیاز بار زیاد باشد، بازگذاری کل UPQC برای جبران‌سازی معتماد کمتر از جبران‌سازی هم‌فاز می‌باشد.

همان‌طور که در قسمت قبل عنوان شد توان مورد نیاز برای جبران قطعی ولتاژ در فیدر 2 از طریق 2-3 VSC و 3-2 VSC تأمین می‌گردد. این مسئله نشان می‌دهد که باید توان نامی این دو مبدل نسبت به VSC-1 بیشتر انتخاب گردد. به همین دلیل اگر از جبران‌سازی معتماد در فیدر 1 استفاده نماییم، توان نامی 2 VSC کاهش خواهد یافت. همچنان چنانچه از جبران‌سازی هم‌فاز در فیدر 2 استفاده نماییم، توان نامی 3-3 VSC نیز کاهش خواهد یافت. این مسئله یک فاکتور مهم در طراحی می‌باشد زیرا در توان‌های بالا علاوه بر افزایش هزینه، محدودیت فرکانس سوئیچینگ نیز خواهیم داشت.

با در نظر گرفتن مباحث فوق می‌توان مقدار توان نامی هر یک از مبدل‌های MC-UPQC را محاسبه نمود. بدین منظور ابتدا پارامترهای شکل‌های 9 و 10 را به ترتیب با افزودن اندیس 1 و اندیس 2، که در واقع نشان‌دهنده فیدر 1 و فیدر 2 می‌باشد، تغییر می‌دهیم. در محاسبات توان فرض بر این است که ولتاژ دو سر بار بدون توجه به تغییرات ولتاژ شبکه در مقدار V_0 پریونیت ثابت نگهداشته می‌شود و جریان بارها در فیدر 1 و 2 نیز ثابت بوده و برابر مقادیر نامی آنها (I_{01}, I_{02}) می‌باشند

$$V_{t1} = V_{t2} = V_0 \quad (14)$$

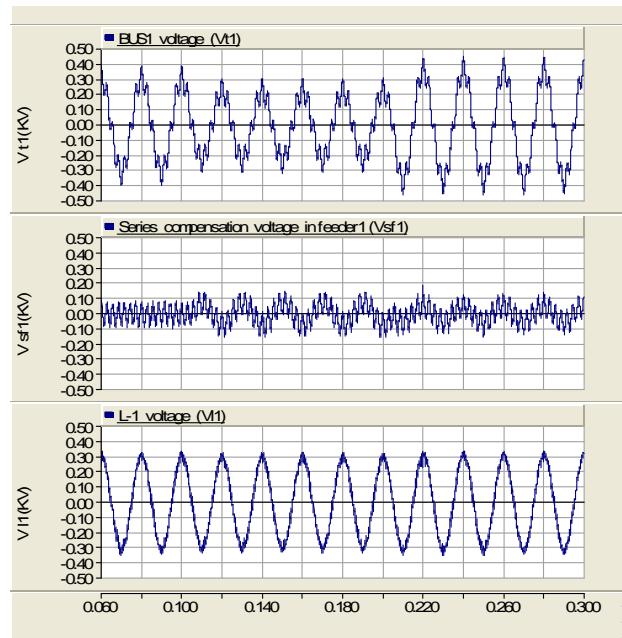
$$\begin{cases} I_{l1} = I_{01} \\ I_{l2} = I_{02} \end{cases} \quad (15)$$



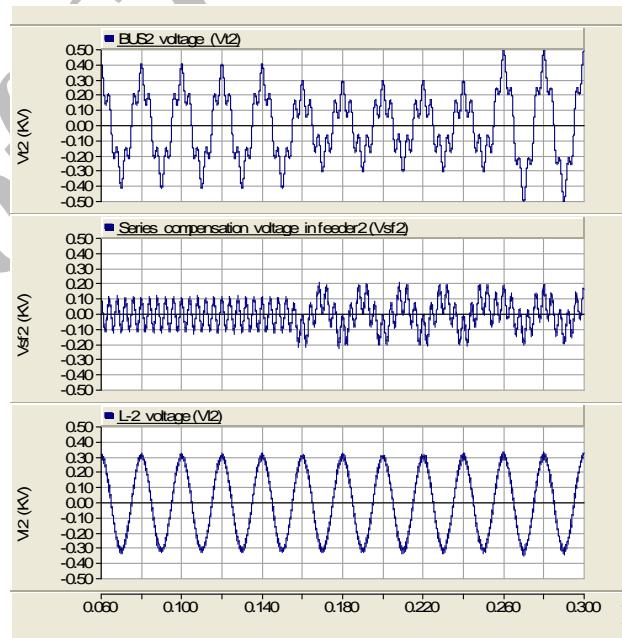
شکل 13: جریان بار غیر خطی $L-1$ ، جریان موازی توزیع شده توسط $VSC-2$.
جریان فیدر 1 و ولتاژ خازن مشترک باتس DC.

مرتبه 5 با دامنه 32٪ مؤلفه اصلی می‌باشد. برای ولتاژ باتس 1 در محدوده زمانی $0.1 < t < 0.2$ Sec کمبود ولتاژ و در محدوده زمانی $0.2 < t < 0.3$ Sec 20٪ بیش بود ولتاژ داریم. همچنین برای ولتاژ باتس 2 در محدوده زمانی $0.15 < t < 0.25$ Sec 35٪ کمبود ولتاژ و در محدوده زمانی $0.25 < t < 0.3$ Sec 30٪ بیش بود ولتاژ داریم. شکل موج ولتاژ باتس‌های 1 و 2 در شکل 4 نشان داده شده‌اند. بار $L-1$ ، یک یکسوساز $(L = 20\text{mH} \text{ and } R = 10\Omega)$ می‌باشد که پل سه‌فاز دیویدی با بار RL می‌باشد. سایر پارامترهای متعادل با مقادیر $L = 20\text{mH}$ و $R = 10\Omega$ می‌باشد. سایر پارامترهای شبیه‌سازی عبارتند از: خازن لینک DC برابر $C_{dc} = 2000\mu\text{F}$ و ولتاژ $V_{dc,ref} = 600\text{V}$ می‌باشد. همچنین امپدانس شبکه در هر دو فیدر سلفی و برابر $L_{s1} = L_{s2} = 1\text{mH}$ بوده و گام زمانی شبیه‌سازی نیز برابر $t_s = 50\mu\text{s}$ می‌باشد. در $t = 0.02\text{ Sec}$ سیستم کنترل پیشنهادی در جبران ولتاژ باتس‌های 1 و 2 می‌باشد.

جریان بار غیر خطی $L-1$ ، جریان موازی توزیع شده توسط $VSC-2$ ، جریان فیدر 1 و نهایتاً ولتاژ خازن لینک DC نیز به ترتیب در شکل 13 آمده‌اند. نتایج شبیه‌سازی نشان می‌دهند که اغتشاشات هارمونیکی و مؤلفه راکتیو جریان بار در فیدر 1 به خوبی جبران شده‌اند. محاسبه اغتشاش هارمونیکی کل (THD) برای جریان شبکه نشان می‌دهد که مقدار آن از 27.3% به مقدار 4.3% کاهش یافته است. همچنین نتایج شبیه‌سازی نشان می‌دهند که حلقه کنترل ولتاژ خازن به خوبی عمل نموده و تحت شرایط مختلف، ولتاژ خازن را در مقدار مرجع 600V تنظیم می‌نماید.



شکل 11: ولتاژ باتس 1، ولتاژ سری توزیع شده توسط $VSC-1$ و ولتاژ بار 1.



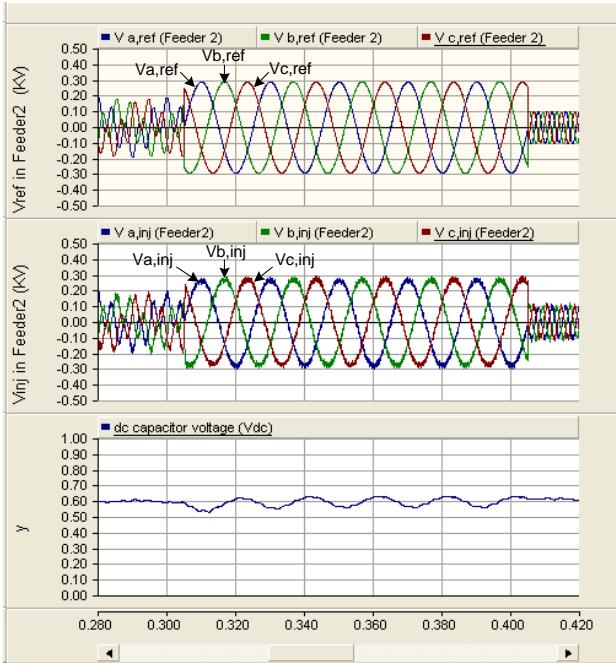
شکل 12: ولتاژ باتس 2 ولتاژ سری توزیع شده توسط $VSC-2$ و ولتاژ بار 2.

5- نتایج شبیه‌سازی

برای ارزیابی عملکرد MC-UPQC در دست‌یابی به اهداف مورد نظر، یک سیستم مطالعاتی طبق شکل 2، تحت شرایط وقوع مشکلات مختلف کیفیت توان، توسط نرم‌افزار PSCAD/EMTDC شبیه‌سازی می‌گردد. نتایج شبیه‌سازی مؤید توانایی سیستم پیشنهادی در جبران همزمان پدیده‌های کیفیت توان و به خصوص قطعی ولتاژ در فیدر تعذیه‌کننده بار بحرانی می‌باشد.

5-1- وقوع اغتشاش هارمونیکی، کمبود و بیش بود در ولتاژ باتس‌های 1 و 2

سیستم مطالعاتی مورد نظر مانند شکل 2 از دو سیستم سه‌فاز سه‌سیمه 380V و 50 Hz تشکیل شده است. ولتاژ باتس 1 حاوی مؤلفه هارمونیکی مرتبه 7 با دامنه 22٪ مؤلفه اصلی و ولتاژ باتس 2 حاوی مؤلفه هارمونیکی



شکل 16: ولتاژهای مرجع سه‌فاز، ولتاژهای سه‌فاز تزریق شده توسط مبدل 3 و ولتاژ خازن لینک DC در زمان وقوع قطعی ولتاژ در فیدر 2.

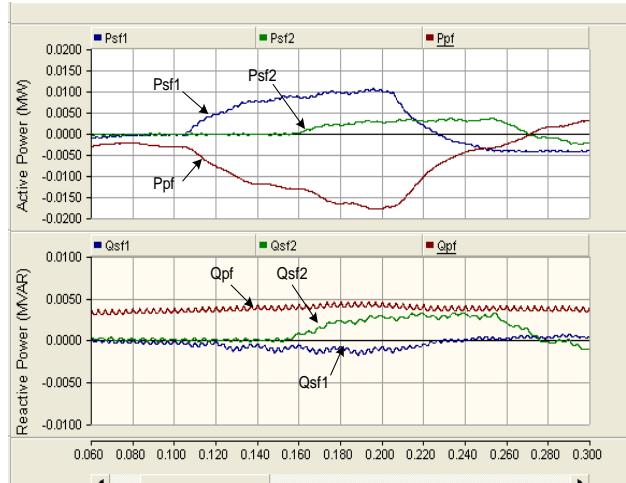
هزینه‌های اضافی را جبران نماید. در سیستم مطالعاتی مورد بحث، بار حساس و بحرانی موجود در فیدر 2، به طور کامل در مقابل اغتشاشات مختلف ولتاژ، من جمله قطعی ولتاژ محافظت شده است. لذا هزینه اضافی قابلیت اطمینان در فیدر 2، برابری کند. در واقع بخشی از هزینه‌های اضافی MC-UPQC را می‌توان در طول چند سال با دریافت تعرفه بالاتر برای فیدر محافظت شده، جبران نمود. همچنین بارهای موجود در فیدر 1 نیز در مقابل اغتشاشات ولتاژ، کمبود و بیش بود ولتاژ محافظت شده‌اند. لذا باقی هزینه‌ها را نیز می‌توان با ارائه تعرفه بالاتر برای این دسته از مشتریان، جبران نمود.

برای ارزیابی عملکرد MC-UPQC در جبران قطعی ولتاژ فیدر 2، در محدوده زمانی $t < 0,4 \text{ Sec}$ یک خطای سه‌فاز به زمین ایجاد می‌شود. نتایج شبیه‌سازی برای ولتاژ بار 2، ولتاژ سری تزریق شده توسط VSC-3 و ولتاژ بار 2 $L-2$ در شکل 15 نشان داده شده‌اند. نتایج نشان می‌دهد که قطعی ولتاژ فیدر 2 به خوبی جبران شده و ولتاژ بار در مقدار نامی آن تنظیم شده است.

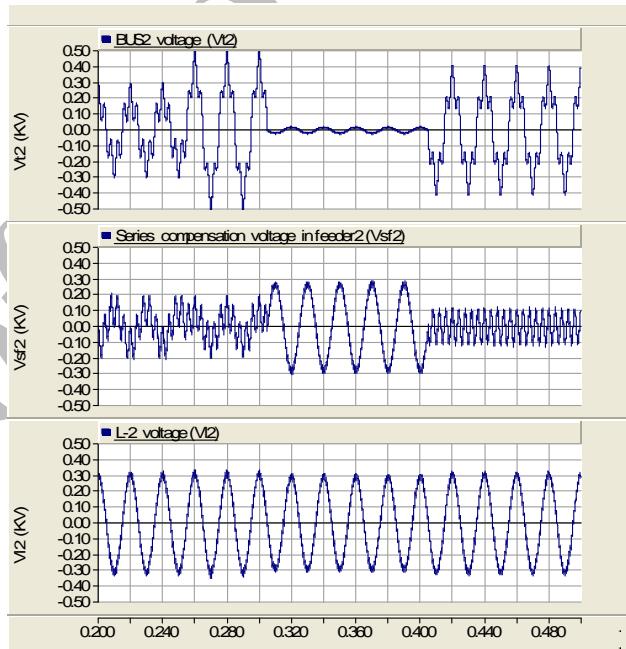
برای نمایش بهتر عملکرد ساختار ارائه شده در جبران قطعی ولتاژ در فیدر 2 و همچنین برای نشان دادن صحت عملکرد بلوک کنترل ولتاژ SPWM بهبودیافته، ولتاژ سه‌فاز مرجع تعیین شده توسط استراتژی کنترل، ولتاژ سه‌فاز تزریق شده توسط مبدل 3-VSC و در نهایت ولتاژ خازن لینک DC، در یک مقایسه زمانی بزرگتر، در شکل 16 نشان داده شده‌اند. نتایج شبیه‌سازی، عملکرد مناسب تکنیک کنترل ولتاژ SPWM بهبودیافته را در دنبال کردن شکل موج مرجع نشان می‌دهد.

3-5 تغییر ناگهانی بار

برای ارزیابی عملکرد سیستم پیشنهادی در شرایط گذراي تغییر بار، در $t = 0,5 \text{ Sec}$ ، با کاهش مقدار مقاومت بار غیر خطی $L-1$ به نصف مقدار قبلی، مقدار بار را ۱۰۰٪ افزایش می‌دهیم. جریان بار غیر خطی، جریان فیدر 1، ولتاژ دو سر بار در فیدر 1 و 2 و در نهایت ولتاژ خازن مشترک بار DC در شکل 17 نشان داده شده‌اند. نتایج نشان می‌دهد که با تغییر



شکل 14: توان اکتیو و راکتیو می‌دانلشده توسط مبدل‌ها.

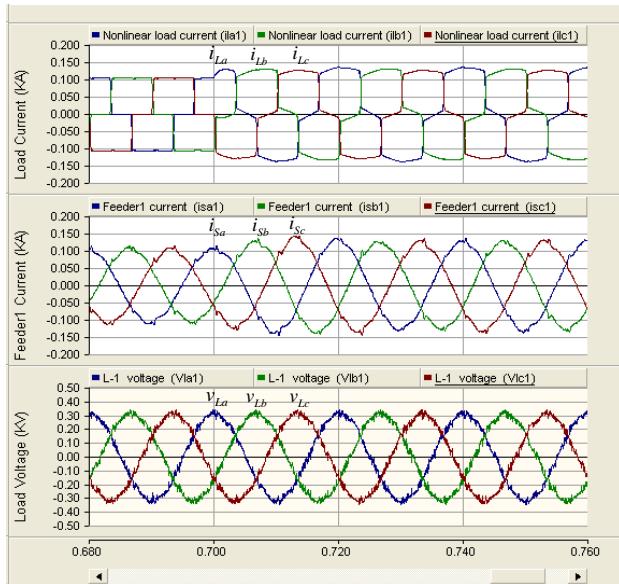


شکل 15: ولتاژ بار 2، ولتاژ سری تزریق شده توسط 3-VSC و ولتاژ بار $L-2$ در زمان وقوع قطعی ولتاژ در فیدر 2.

در استراتژی کنترل به کار گرفته شده در شرایط وقوع کمبود ولتاژ، توان اکتیو مورد نیاز از طریق مبدل موازی به خازن لینک DC انتقال یافته و از آنجا نیز از طریق مبدل سری به داخل خط تزریق می‌گردد. به عنوان مثال در بازه زمانی $t < 0,2 \text{ Sec}$ که در هر دو بار کمبود ولتاژ رخ داده است، توان اکتیو مورد نیاز تزریق شده توسط هر دو مبدل سری، از طریق مبدل موازی تأمین می‌گردد. برای توجیه نحوه جبران‌سازی، شکل موج‌های توان اکتیو و راکتیو تزریق شده توسط مبدل‌ها در شکل 14 نشان داده شده است.

2-5 وقوع قطعی ولتاژ در فیدر 2

زمانی که خطای در فیدر 2 رخ می‌دهد و یا تغذیه فیدر 2 کلاً قطع می‌شود، توان مورد نیاز بار $L-2$ توسط مبدل‌های 2-VSC و 3-VSC تأمین می‌گردد. لذا توان نامی سوئیچ‌های به کار رفته در این دو مبدل باستی طوری انتخاب شوند که توانایی عبور این توان را داشته باشند که این مسئله باعث افزایش قیمت مبدل‌ها خواهد شد. البته باید به این موضوع نیز توجه داشت که مزایای استفاده از ساختار فوق، می‌تواند



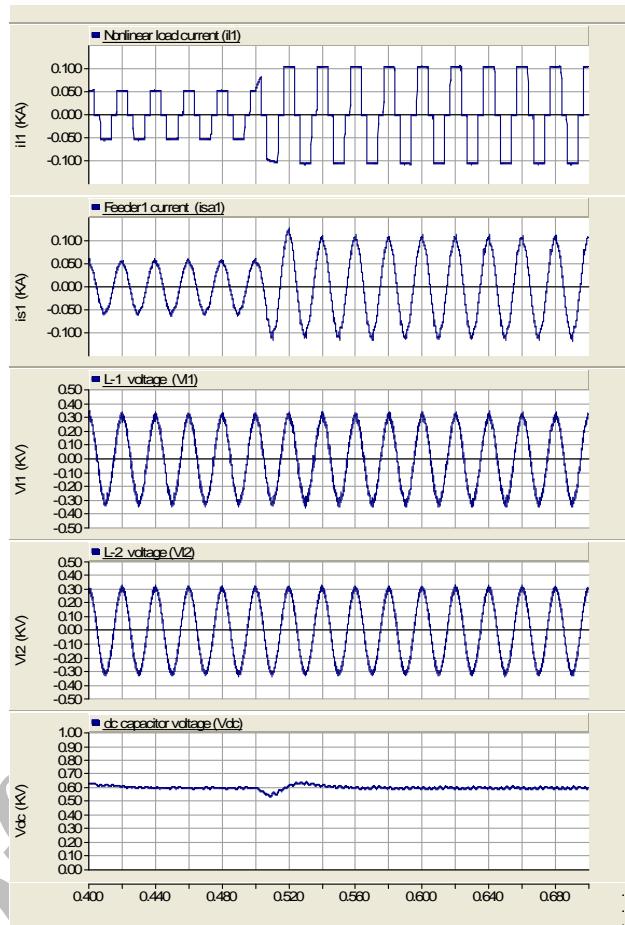
شکل 18: جریان بار، جریان منبع و ولتاژ بار فیدر 1 در شرایط وجود بار نامتعادل.

6- نتیجه‌گیری

در این مقاله یک ساختار جدید برای جبران‌سازی همزمان ولتاژ و جریان در فیدرها مجاور با نام MC - UPQC معرفی گردید. ساختار معرفی شده علاوه بر قابلیت‌های UPQC در جبران همزمان ولتاژ و جریان در یک فیدر، قادر به حفاظت از بار حساس و بحرانی موجود در فیدر مجاور در مقابل کلیه اختشاشات ولتاژ و به خصوص قطعی ولتاژ می‌باشد. کارآیی MC - UPQC در شرایط مختلف ارزیابی گردید و نشان داده شد که علاوه بر عملکرد مطلوب در جبران همزمان ولتاژ و جریان در فیدر 1، در شرایط وقوع کمبود و یا قطعی ولتاژ در فیدر 2، انتقال توان از فیدر 1 به فیدر 2 صورت پذیرفته و ولتاژ بار 2 تنظیم می‌گردد. به علاوه می‌توان سیستم فوق را با افزودن یک مبدل سری در هر یک از فیدرها مجاور که تغذیه مجرا دارند، گسترش داده و برای جبران کامل اختشاشات ولتاژ در یک سیستم چندبازه/چندفیدر به کار گرفت.

مراجع

- [1] D. Sabin and A. Sundaram, "Quality enhances reliability," *IEEE Spectrum*, vol. 33, no. 2, pp. 34-41, Feb. 1996.
- [2] M. Rastogi, R. Naik, and N. Mohan, "A comparative evaluation of harmonic reduction techniques in three phase utility interface of power electronic loads," *IEEE Trans. Ind. Applicat.*, vol. 30, no. 5, pp. 1149-1155, Sep./Oct. 1994.
- [3] F. Z. Peng, "Application issues of active power filters," *IEEE Ind. Applicat. Magazine*, vol. 4, no. 5, pp. 21-30, Sep./Oct. 1998.
- [4] H. Akagi, "New trends in active filters for power conditioning," *IEEE Trans. Ind. Applicat.*, vol. 32, no. 6, pp. 1312-1322, Nov./Dec. 1996.
- [5] H. Fujita and H. Akagi, "The unified power quality conditioner: the integration of series and shunt active filters," *IEEE Trans. Power Electronics*, vol. 13, no. 2, pp. 315-322, Mar. 1998.
- [6] A. Ghosh and G. Ledwich, "A unified power quality conditioner (UPQC) for simultaneous voltage and current compensation," *Electric Power Systems Research*, vol. 59, no. 1, pp. 55-63, 31 Aug. 2001.
- [7] M. Aredes, *Active Power Line Conditioner*, Ph.D. Thesis, Department of Electric Engineering, Technical University of Berlin, Berlin, Germany, 1996.
- [8] M. Hu and H. Chen, "Modeling and controlling of unified power quality compensator," in *Proc. 5th Int. Conf. on Advances in Power System Control, Operation, and Management, APSCOM'00*, vol. 2, pp. 431-435, Hong Kong, Oct. 2000.



شکل 17: جریان بار غیر خطی، جریان فیدر 1، ولتاژ دو سر بار در فیدرها 1 و 2 و ولتاژ خازن مشترک باس DC.

ناگهانی بار، ولتاژ دو سر بار در هر دو فیدر بدون تغییر می‌ماند. همچنین عملکرد حلقه کنترل ولتاژ خازن بسیار عالی بوده و ولتاژ خازن حدوداً در 2 سیکل به مقدار تنظیم شده قبلی برگردانده می‌شود. عملکرد مبدل موازی در جبران جریان بار غیر خطی نیز مطلوب می‌باشد.

4-5 جبران نامتعادلی

استراتژی کنترل مبدل موازی ارائه شده در بخش 3-1، علاوه بر جبران مؤلفه‌های هارمونیکی و مؤلفه راکتیو جریان بار، قادر به جبران نامتعادلی جریان نیز می‌باشد. به همین ترتیب استراتژی کنترل مبدل‌های سری ارائه شده در بخش 3-2، علاوه بر جبران مؤلفه‌های هارمونیکی و کمبود و یشبود ولتاژ، قادر به جبران نامتعادلی ولتاژ نیز می‌باشد. برای اثبات این ادعا و نشان دادن عملکرد مناسب سیستم فوق در جبران نامتعادلی، در لحظه $t = 0.7$ Sec، یک بار RL نامتعادل (فاز a: $L_b = 8.3\text{ mH}$ و $R_b = 12.2\Omega$ ، فاز b: $L_a = 6.4\text{ mH}$ و $R_a = 8.2\Omega$ و فاز c: $L_c = 10\text{ mH}$ و $R_c = 16.2\Omega$) را به موازات بار L-1 اضافه می‌کنیم. این بار نامتعادل باعث تز分流 جریان نامتعادل به شبکه شده و در صورت عدم جبران، عبور این جریان از داخل امپدانس شبکه نامتعادلی ولتاژ را نیز پدید خواهد آورد.

نتایج شبیه‌سازی جریان بار، جریان منبع و همچنین ولتاژ بار فیدر 1 در شرایط وجود بار نامتعادل، در شکل 18 نمایش داده شده‌اند. نتایج شبیه‌سازی مؤید قابلیت ساختار ارائه شده در جبران نامتعادلی می‌باشد و همان‌گونه که مشاهده می‌شود پس از حدود 1 سیکل، نامتعادلی جریان بار جبران شده است.

علی یزدانی ورجانی تحقیقات خود را در مقطع کارشناسی مهندسی برق در سال 1368 از دانشگاه صنعتی شریف و در مقاطع کارشناسی ارشد و دکتری مهندسی برق برتریپ در سالهای 1373 و 1377 از دانشگاه ولنگونگ استرالیا به پایان رسانده است و هم اکنون عضو هیئت علمی بخش برق دانشگاه تربیت مدرس می‌باشد. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان عبارتند از: طراحی و کنترل ادوات FACTS و کاربرد آنها در سیستم‌های قدرت، طراحی و کنترل فیلترهای اکتیو و حفاظت شبکه‌های قدرت.

حسین مختاری در سال 1368 مدرک کارشناسی مهندسی برق خود را از دانشکده فنی دانشگاه تهران دریافت نمود. در سال 1371 جهت ادامه تحصیل به کشور کانادا سفر کرد. دکتر مختاری در سال 1373 مدرک کارشناسی ارشد مهندسی برق خود را از دانشگاه نیوبرانزویک در کانادا دریافت نمود و پس از آن در سال 1378 موفق به اخذ درجه دکترا در مهندسی برق از دانشگاه تورنتو در کانادا گردید. ایشان در حال حاضر دانشیار دانشکده برق دانشگاه صنعتی شریف می‌باشد. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان عبارتند از: کیفیت توان، الکترونیک قدرت و کاربرد آن در سیستم‌های قدرت.

- [9] M. Boost and P. D. Ziogas, "State-of-the-art PWM techniques: a critical evaluation," *IEEE Trans. Ind. Applicat.*, vol. 24, no. 2, pp. 271-280, Mar./Apr. 1988.
- [10] M. Basu, S. P. Das, and G. K. Dubey, "Comparative evaluation of two models of UPQC for suitable interface to enhance power quality," *Electric Power Systems Research*, vol. 77, no. 7, pp. 821-830, May 2007.
- [11] M. Basu, *Some Investigations on Unified Power Quality Conditioner*, Ph.D. Thesis, Department of Electrical Engineering, IIT-Kanpur, India, 2003.

حمدیرضا محمدی در سال 1372 مدرک کارشناسی مهندسی برق خود را از دانشگاه صنعتی شریف و در سال 1374 مدرک کارشناسی ارشد مهندسی برق خود را از دانشگاه تبریز دریافت نمود. از سال 1374 الی 1382 به تدریس دروس رشته مهندسی برق در دانشگاه‌های مختلف اشتغال داشت و پس از آن به دوره دکترای مهندسی برق در دانشگاه تربیت مدرس وارد شده و در سال 1387 موفق به اخذ درجه دکترا در مهندسی برق از دانشگاه مذکور گردید. ایشان از سال 1387 در دانشکده مهندسی دانشگاه کاشان مشغول به فعالیت گردید و اینک نیز عضو هیأت علمی این دانشکده می‌باشد. زمینه‌های تحقیقاتی مورد علاقه ایشان عبارتند از: شناسایی و تخمین پدیده‌های کیفیت توان، طراحی و کنترل فیلترهای اکتیو و مدل‌های الکترونیک قدرت.