#### DOI:10.12158/j.2096-3203.2020.02.006

# 负载不平衡条件下 MMC-STATCOM 补偿策略研究

丘冠新<sup>1</sup>,朱鹏字<sup>2</sup>,王灿<sup>2</sup>,杨锐雄<sup>1</sup>,凌华保<sup>1</sup>,林桂辉<sup>1</sup>
(1.广东电网有限责任公司珠海供电局,广东珠海 519001;
2.哈尔滨工业大学(深圳)机电工程与自动化学院,广东深圳 518055)

摘 要:文中介绍了静止同步补偿器(STATCOM)在电网中的无功补偿原理及电压补偿原理,针对传统 STATCOM 拓扑电平数提升困难问题,采用了模块化多电平换流器(MMC)拓扑的 STATCOM 补偿负载不平衡条件下的电压。 针对传统平衡条件下的控制策略在负载不平衡时控制效果较差的问题,在正负序模型下对此无功补偿器进行分析 并提出了采用将电压和电流分成正序和负序分别控制的分序控制策略,用解耦双同步参考坐标系的锁相环技术锁 住公共连接点处电压,同时对 MMC 子模块电容电压平衡采用分布式控制,最后在电磁暂态仿真软件 PSCAD/ EMTDC 中搭建五电平静止无功补偿器,通过仿真验证了分序控制策略和子模块电容电压分布式控制策略的有 效性。

关键词:静止同步补偿器;模块化多电平换流器;分序控制;分布式控制
 中图分类号:TM761
 文献标志码:A
 文章编号:2096-3203(2020)02-0035-08

# 0 引言

随着社会的发展,用户对电能质量的要求越来 越高<sup>[1]</sup>,高质量、高可靠及稳定的电力供应是保证 经济发展必要条件之一。由于配电网中存在轧钢 机和电弧炉等大容量冲击性不对称负荷,使得公共 连接点(point of common coupling, PCC)处出现三相 电压不对称、波动和闪变[2],导致配电变压器的有 功损耗增加、线路损耗增加等一系列问题<sup>[3]</sup>。针对 这些问题,大量学者进行了较为深入的研究。在传 统方法中,一些学者在得到负载大小之后根据计算 得出最优相间跨接电容器值来补偿不平衡负 载[4-6],该方法实现方式简单,但其灵活性及动态性 能较差。随着新型开关器件的诞生,由全控型器件 组成的静止同步补偿器(static synchronous compensator,STATCOM)以其良好的动态响应速度及可以 随着负载变化改变输出无功的特性得到越来越广 泛的使用。分相控制策略是应对电网三相电压不 平衡的控制方法之一<sup>[7-8]</sup>,但该方法因计算复杂导 致动态性能较差,限制了其补偿能力。分序补偿策 略通过将电网电压和电流分解为正负零序分别进 行控制, 文献 [9-12] 将此方法应用于 STATCOM 中,验证了该方法动态响应速度较快的优点,但是 传统 STATCOM 模块化程度低,电平数很难提升。

模块化多电平换流器(modular multilevel converter, MMC)于 2001 由德国学者提出,较传统多电

收稿日期:2019-09-18;修回日期:2019-10-23

平电压源换流器具有模块化设计、谐波含量低、损耗低等优点<sup>[13]</sup>,在柔性直流输电系统中得到了广泛的应用<sup>[14-16]</sup>。

文中利用 MMC 的优点,采用基于 MMC 拓扑结构的静止无功补偿器(MMC-STATCOM),介绍了其补偿 PCC 处电压的原理,采用 MMC 子模块电压分布式平衡控制策略与用于补偿三相电压不平衡的分序控制策略相结合的方法在负载不平衡条件下控制 MMC-STATCOM,最后在电磁暂态仿真软件 PSCAD/EMTDC 中搭建五电平 MMC-STATCOM 系统,通过仿真验证了该补偿器对三相不平衡电压在静态及动态下都具有良好的补偿性能。

## 1 MMC-STATCOM 电压补偿原理

#### 1.1 MMC 工作原理

模块化多电平具有很多优点,换流器采用子模 块级联的方式,其每个桥臂由N个子模块(sub-module,SM)和1个串联电抗器 $L_0$ 组成,同相上下2个 桥臂构成1个相单元<sup>[17]</sup>,如图1所示。这些子模块 可以是半桥也可以是全桥,半桥子模块相对于全桥 子模块开关器件减少了一半,全桥子模块可以抑制 直流侧发生短路时的故障电流,因此2种形式各有 优劣。文中采取半桥子模块的 MMC 作为静止无功 补偿器主拓扑。该子模块主要有闭锁、投入、切除3 种工作状态,通过控制每个子模块的工作状态即可 实现想要的多电平波形。图1中 $u_a, u_b, u_c$ 为 MMC 输出电压; $i_a, i_b, i_c$ 为下桥臂电流; $L_0$ 为桥臂电感;

基金项目:国家自然科学基金资助项目(51707047)

U<sub>de</sub>为直流侧电压;U<sub>e</sub>为子模块电容电压。





# 1.2 STATCOM 无功补偿原理

为了更好地了解整个系统,图 2 给出了整个系统结构。 $\dot{E}_s$ 为交流系统等效电动势; $R_s$ 为系统等效电阻; $L_s$ 为系统等效电感; $R_c$ 为换流器接触电阻; $L_c$ 为换流器交流侧至 PCC 的线路等效电感; $\dot{U}_s$ 为PCC 处交流电压基波相量。



#### 图 2 系统单线结构

Fig.2 The single-line schematic diagram of the system

对于电压源型换流器,在只考虑输出基波时可 以等效为一个三相交流电压源。如果将换流器并 入电网当中,其等效模型如图 3 所示。图中 $\dot{U}_e$ 为换 流器输出电压基波相量; $I_e$ 为交流等效系统流向换 流器的电流基波相量; $R_e$ 为换流器与交流等效系统 之间的电阻; $X_e$ 为换流器与交流等效系统之间的 电抗。



图 3 STATCOM 等效电路

Fig.3 The equivalent circuit of STATCOM

在交流输电系统中,通常 X>>R,忽略电阻可以 推导出换流器与交流等效系统之间的功率传输关 系如式(1)、式(2)所示,可见通过控制 $U_a$ 滞后于 $U_s$ 的角度 $\delta$ 就可以控制有功功率和无功功率的传输 方向。

$$P = \frac{U_s U_c}{X} \sin\delta \tag{1}$$

$$Q = \frac{U_{\rm s}(U_{\rm s} - U_{\rm c} \sin \delta)}{V}$$
(2)

# 1.3 PCC 处电压补偿原理

交流系统中因为线路阻抗的存在,会使系统的 送端与受端出现一个电压差,这个电压差主要是由 输电线路压降引起的,如图4所示,图中*P*<sub>1</sub>+j*Q*<sub>1</sub>为负 荷侧功率。



#### 图 4 线路压降等效电路

Fig.4 The equivalent circuit of transmission line voltage drop

若以 *U*<sub>s</sub> 为相量参考基准点,则线路造成的压降为:

$$\Delta \dot{U} = (R_{s} + jX_{s}) \left(\frac{P_{1} - jQ_{1}}{U_{s}}\right) = \frac{R_{s}P_{1} + X_{s}Q_{1}}{U_{s}} + j\frac{X_{s}P_{1} - R_{s}Q_{1}}{U_{s}}$$
(3)

因为 X >> R,当  $U_s$ 与  $U_{PCC}$  相位差较小时, $\Delta U$ 的 虚部基本为零,由此可以得到式(4):

$$\Delta \dot{U} = \frac{X_{\rm s}Q_{\rm l}}{U_{\rm s}} \tag{4}$$

通过式(4)可以看出,通过控制流过线路上无 功功率 Q<sub>1</sub>就可以控制线路压降,从而控制 PCC 处电 压的大小。

# 2 不平衡条件下 STATCOM 数学模型分析

若三相电网电压不平衡,且只考虑基波电动势,则 PCC 处电压基波相量  $\dot{U}_{s}$  可以分解为正序电动势  $U_{s}^{P}$ ,负序电动势  $U_{s}^{N}$ 和零序电动势  $U_{s}^{0}$  三者的合成,即:

$$\begin{bmatrix} u_{sa} \\ u_{sb} \\ u_{sc} \end{bmatrix} = U_{s}^{P} \begin{bmatrix} \cos(\omega t + \theta_{P}) \\ \cos(\omega t + \theta_{P} - 120^{\circ}) \\ \cos(\omega t + \theta_{P} + 120^{\circ}) \end{bmatrix} + U_{s}^{N} \begin{bmatrix} \cos(\omega t + \theta_{N}) \\ \cos(\omega t + \theta_{N} + 120^{\circ}) \\ \cos(\omega t + \theta_{N} - 120^{\circ}) \end{bmatrix} + U_{s}^{0} \begin{bmatrix} \cos(\omega t + \theta_{0}) \\ \cos(\omega t + \theta_{0}) \\ \cos(\omega t + \theta_{0}) \end{bmatrix}$$
(5)

式中:  $U_s^P$ ,  $U_s^N$ ,  $U_s^0$ 分别为正序、负序、零序基波电 动势峰值;  $\theta_P$ ,  $\theta_N$ ,  $\theta_0$ 分别为正序、负序、零序电动 势初始相位角。

对线路中负载是星型不接地连接情况不存在 零序电流通过,因此不考虑零序电动势问题,电网 电动势只考虑正序分量与负序分量的合成电动势。

考虑到三相静止坐标系和两相同步旋转坐标 系,式(5)可以描述为:

$$\begin{bmatrix} u_{sa} \\ u_{sb} \\ u_{sc} \end{bmatrix} = \boldsymbol{C}_{23}\boldsymbol{R}(\theta) \begin{bmatrix} u_{sd}^{P} \\ u_{sq}^{P} \end{bmatrix} + \boldsymbol{C}_{23}\boldsymbol{R}(-\theta) \begin{bmatrix} u_{sd}^{N} \\ u_{sq}^{N} \end{bmatrix} \quad (6)$$

其中:

$$\begin{cases} \mathbf{C}_{23} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1/2 & \sqrt{3}/2 \\ -1/2 & -\sqrt{3}/2 \end{bmatrix} \\ \mathbf{R}(\theta) = \begin{bmatrix} \cos(\theta) & -\sin(\theta) \\ \sin(\theta) & \cos(\theta) \end{bmatrix} \\ \mathbf{R}(-\theta) = \begin{bmatrix} \cos(\theta) & \sin(\theta) \\ -\sin(\theta) & \cos(\theta) \end{bmatrix} \end{cases}$$
(7)

式中: $C_{23}$ 为静止坐标变换矩阵; $R(\theta)$ 为正序坐标变换矩阵; $R(-\theta)$ 为负序坐标变换矩阵。

在换流器与 PCC 之间如果只考虑基波分量可 以得到式(8):

$$\begin{bmatrix} u_{\rm sa} \\ u_{\rm sb} \\ u_{\rm sc} \end{bmatrix} = L \begin{bmatrix} {\rm d}i_{\rm a}/{\rm d}t \\ {\rm d}i_{\rm b}/{\rm d}t \\ {\rm d}i_{\rm c}/{\rm d}t \end{bmatrix} + R \begin{bmatrix} i_{\rm a} \\ i_{\rm b} \\ i_{\rm c} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} u_{\rm ca} \\ u_{\rm cb} \\ u_{\rm cc} \end{bmatrix}$$
(8)

在静止坐标系下:

$$\boldsymbol{U}_{s,\alpha\beta} = L \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{I}_{\alpha\beta}}{\mathrm{d}t} + R\boldsymbol{I}_{\alpha\beta} + \boldsymbol{U}_{c,\alpha\beta}$$
(9)

若三相电网不平衡,则相应的矢量存在正序、 负序分量。将复平面两相垂直静止坐标系(α,β)变 为同步旋转坐标系(d,q),相量各序分量可以表示 为式(10):

$$\begin{cases} \boldsymbol{U}_{s,\alpha\beta} = e^{j\omega t} \boldsymbol{U}_{s,dq}^{P} + e^{-j\omega t} \boldsymbol{U}_{s,dq}^{N} \\ \boldsymbol{U}_{c,\alpha\beta} = e^{j\omega t} \boldsymbol{U}_{c,dq}^{P} + e^{-j\omega t} \boldsymbol{U}_{c,dq}^{N} \\ \boldsymbol{I}_{\alpha\beta} = e^{j\omega t} \boldsymbol{I}_{c,dq}^{P} + e^{-j\omega t} \boldsymbol{I}_{c,dq}^{N} \end{cases}$$
(10)

式中: $\omega$  为电网电动势角频率; $U_{s,\alpha\beta}$ , $U_{c,\alpha\beta}$ , $I_{\alpha\beta}$ 分别为 坐标系( $\alpha$ , $\beta$ )中 PCC 点电压复矢量、换流器交流侧 电压复矢量和换流器三相交流电流复矢量; $U_{s,dq}^{P}$ ,  $U_{s,dq}^{N}$ 分别为坐标系(d,q)中 PCC 点处电压正序、负 序复矢量; $U_{c,dq}^{P}$ , $U_{c,dq}^{N}$ 分别为坐标系(d,q)中换流 器交流侧电压正序、负序复矢量; $I_{c,dq}^{P}$ , $f_{n,dq}^{N}$ 分别为坐 标系(d,q)中换流器交流电流正序、负序复矢量。

联立式(9)和式(10)可得式(11):

$$\begin{cases} \boldsymbol{U}_{s,dq}^{\mathrm{P}} = L \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{P}}}{\mathrm{d}t} + \boldsymbol{R}\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{P}} + j\boldsymbol{\omega}L\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{P}} + \boldsymbol{U}_{c,dq}^{\mathrm{P}} \\ \\ \boldsymbol{U}_{s,dq}^{\mathrm{N}} = L \frac{\mathrm{d}\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{N}}}{\mathrm{d}t} + \boldsymbol{R}\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{N}} - j\boldsymbol{\omega}L\boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{N}} + \boldsymbol{U}_{c,dq}^{\mathrm{N}} \end{cases}$$
(11)

其中:

$$\begin{cases} \boldsymbol{U}_{s,dq}^{\mathrm{P}} = \boldsymbol{U}_{sd}^{\mathrm{P}} + j\boldsymbol{U}_{sq}^{\mathrm{P}} \\ \boldsymbol{U}_{c,dq}^{\mathrm{P}} = \boldsymbol{U}_{cd}^{\mathrm{P}} + j\boldsymbol{U}_{cq}^{\mathrm{P}} \\ \boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{P}} = \boldsymbol{I}_{d}^{\mathrm{P}} + j\boldsymbol{I}_{q}^{\mathrm{P}} \\ \boldsymbol{U}_{s,dq}^{\mathrm{N}} = \boldsymbol{U}_{sd}^{\mathrm{N}} + j\boldsymbol{U}_{sq}^{\mathrm{N}} \\ \boldsymbol{U}_{c,dq}^{\mathrm{N}} = \boldsymbol{U}_{cd}^{\mathrm{N}} + j\boldsymbol{U}_{cq}^{\mathrm{N}} \\ \boldsymbol{I}_{dq}^{\mathrm{N}} = \boldsymbol{I}_{d}^{\mathrm{N}} + j\boldsymbol{I}_{q}^{\mathrm{N}} \end{cases}$$
(12)

联立式(11)和式(12)可得式(13)、式(14):

$$\begin{cases} L \frac{\mathrm{d}i_{d}^{P}}{\mathrm{d}t} + Ri_{d}^{P} - \omega Li_{q}^{P} = u_{sd}^{P} - u_{cd}^{P} \\ L \frac{\mathrm{d}i_{q}^{P}}{\mathrm{d}t} + Ri_{q}^{P} + \omega Li_{d}^{P} = u_{sq}^{P} - u_{cq}^{P} \end{cases}$$

$$\begin{cases} L \frac{\mathrm{d}i_{d}^{N}}{\mathrm{d}t} + Ri_{d}^{N} + \omega Li_{q}^{N} = u_{sd}^{N} - u_{cd}^{N} \\ L \frac{\mathrm{d}i_{q}^{N}}{\mathrm{d}t} + Ri_{q}^{N} - \omega Li_{d}^{N} = u_{sq}^{N} - u_{cq}^{N} \end{cases}$$

$$(13)$$

通过上述推导可以看到,正负序分量之间相互 不产生影响,可分别对正负序进行独立控制。

# 3 不平衡条件下 MMC-STATCOM 控制策 略研究

要保证系统的安全稳定运行,首先要考虑到 MMC 每个子模块电容电压平衡的方法,文中 MMC 的调制方法为载波移相调制策略(carrier phaseshifted SPWM, CPS-SPWM),在该调制方法的基础 上采用一种对子模块电容电压独立控制的分布式 控制方法,优点是减少了中央处理器与地方处理器 的信息交换量,达到更快速调节子模块电容电压的 效果。在负载不平衡的条件下,PCC 点处的三相电 压大小不同,由此产生了正序分量与负序分量,通 过坐标系(*d*,*q*)分解以及解耦来实现系统主功率的 控制。

## 3.1 MMC 子模块电容电压平衡策略

传统采用电容电压排序方法来保证子模块电容电压平衡<sup>[18-19]</sup>,但是该方法增加了换流器的开关损耗,文中采用分布式控制方法,每一个子模块都有一个相应的控制器监测子模块电容电压,通过该控制器与功率控制所产生的调制波相叠加达到调整子模块电容电压的目的,该方法主要有电压均衡控制与能量均分控制两部分<sup>[20]</sup>。

(1)电压均衡控制。该控制方法通过每一个子 模块上的电容电压与给定参考值做差之后经过比 例环节来达到调节子模块电容电压的目的,如图 5 所示。



图 5 电压均衡控制 Fig.5 Voltage balancing control

图 5 中  $U_{Cref}$ 为子模块参考电压; $U_{Cja}(j=1,2,...,n)$ 为A相桥臂子模块电容电压均衡控制输出值;±1 的判别是由流过换流器桥臂电流的方向决定,例如 当 $U_{Cla} < U_{Cref}$ 时, $\Delta U_1 > 0$ , $i_{ua} > 0$ ,则取+1表明电容处 于充电状态, $U_{Blaref} > 0$ 。相反 $U_{Cla} < U_{Cref}$ 时, $\Delta U_1 > 0$ , $i_{ua} < 0$ ,则取-1表明电容处于放电状态, $U_{Blaref} < 0$ 。

(2)能量均分控制策略。通过电压均衡控制可以近似使电容电压稳定在给定值附近,但是存在一定的误差,在此基础上能量均分控制保证每个桥臂的子模块电容电压平均值跟踪其参考值可以使每一个子模块电压在给定值附近波动,同时具有一定的环流抑制作用,其控制方法如图6所示。



图 6 能量均分控制

Fig.6 Energy equipartition control

图 6 中 *u*<sub>Cav</sub>为 A 相子模块电容电压平均值,通 过式(15)计算得出;*i*<sub>cir</sub>为 A 相环流;*U*<sub>Aaref</sub>为能量均 分控制输出值。

$$u_{\rm Cav} = \frac{1}{2N} \sum_{j=1}^{2N} u_{\rm Cja}$$
(15)

# 3.2 三相电网电压不平衡条件下锁相方法

传统锁相环和 dq 旋转坐标系分解在电网电压 不平衡时所得到的 dq 量大小有一个二倍频波动,针 对此类问题,文中采用解耦双同步参考坐标系的锁 相环技术(decoupled double synchronous reference frame-phase locked loop, DDSRF-PLL),其控制框图 如图 7 所示。图中  $T_{3s-2s}$ 为将三相坐标系变为两相静 止坐标系; $T_{2s-dq}$ 为将两相静止坐标系变为两相同步 旋转坐标系;LPF 为低通滤波器。



图 7 基于 DDSRF-PLL 的网侧电压对称分量分解原理 Fig.7 Symmetric component decomposition of grid side voltage based on DDSRF-PLL

#### 3.3 基于正负序分解的主功率控制部分

MMC-STATCOM 主功率控制部分采用正负序双 环独立控制方法。在正序部分,电压外环部分 d 轴 分量用于维持 STATCOM 直流侧极间电压,其控制 输出作为 d 轴换流器电流给定参考值,q 轴部分用 于维持 PCC 点处三相电压稳定,其控制输出作为 q 轴换流器电流给定参考值。在负序部分,为了使 PCC 处三相电压平衡,PCC 处负序电压的 dq 分量 参考量均为零,控制输出量分别作为 q 轴、d 轴电流 的给定值<sup>[21]</sup>。其控制框图如图 8 所示。



#### 图 8 正负序双环控制策略框图

Fig.8 Control diagram for positive and negative sequence double-loop control scheme

图 8 中 U<sup>\*</sup><sub>de</sub> 为直流侧电压参考值; U<sup>\*</sup><sub>pee</sub> 为公共 连接点处参考电压值。

#### 4 仿真研究

为了验证文中子模块电容电压平衡策略与分序控制策略的有效性,在电磁暂态仿真软件 PSCAD/EMTDC 中搭建五电平 MMC-STATCOM 模型,MMC-STATCOM 结构见图 1,仿真算例结构见图 2,负载侧在8s时由负荷1切换为负荷2,具体参数 如表1所示。

#### 4.1 负载不平衡补偿

设置系统所接负载为负荷 1,在 0~1 s 交流系 统经电阻向 MMC 侧进行不控充电,1~2 s 期间切除

Table 1 Simulation paramet	ers of MMC-STATCOM	
参数	数值	
桥臂子模块数N	4	
直接电容电压指令值 U <sub>dc_ref</sub> /kV	0.8	
直流电容 C/μF	10 000	
STATCOM 至 PCC 的 线路等效电感 L <sub>c</sub> /mH	1	
桥臂电感 L <sub>0</sub> /mH	4	
桥臂电感杂散电阻 $R_0/\Omega$	0.026	
子模块电容 $C_{SM}/\mu F$	2 000	
交流侧线电压有效值/kV	0.4	
线路侧电感 $L_s$ /mH	4	
载波频率/kHz	2	
负荷1	A相 $R=6 \Omega, L=20$ mH	
	B 相 R=3 Ω,L=10 mH	
	C 相 R=6 Ω,L=30 mH	
负荷 2	A相 $R=6 \Omega, L=15$ mH	
	B相R=1 $\Omega$ ,L=10 mH	
	C相R=4Ω,L=20mH	

MMC-STATCOM 仿真参数

充电电阻向 MMC 侧进行不控充电,从2s开始仿真 补偿 PCC 的三相电压,在4s投入子模块电容电压 平衡策略。其中充电过程中换流器交流侧电流波 形如图9所示,从图中可以看到在每一次切换充电 形式时都会产生一个逐渐减小的电流量为换流器 中的电容充电。



图 10 为直流侧极间电压,可以看到换流器直流 侧极间电压稳定在 0.8 kV,证明控制策略的正确性。 图 11 为相间环流波形,可以看到各相子模块波动不 同导致各相环流波动不同,由于采用了图 6 的环流 抑制策略,其各相环流已衰减为原来的一半。图 12 为子模块电容电压,其中"A-SM5"表示 A 相桥臂第 5 个子模块电容电压,可以看到,在 4 s 前子模块电 容电压发散,在 4 s 投入平衡策略之后,电容电压收 敛在 0.2 kV上下波动,电容电压的波动幅值不同是 由于分序控制导致不同相发出的功率大小不同导 致的。

图 13 为 MMC-STATCOM 向系统注入的功率,



Fig.12 Sub-module capacitor voltage

可以看到 STATCOM 投入运行后,其向系统吸收的 功率约为0,同时向系统发出无功功率来补偿 PCC 处电压,不同相补偿的无功功率大小不同。

图 14 为 PCC 处补偿前后电压波形,其中 U'<sub>sa</sub>, U'<sub>sb</sub>, U'<sub>sc</sub>表示补偿之前的电压; U<sub>sa</sub>, U<sub>sb</sub>, U<sub>sc</sub>表示补 偿之后滤波的电压。补偿前后三相电压大小对比 如表 2 所示,因为 PCC 处三相电压补偿平衡,交流 电压源至 PCC 的三相电流大小也因此平衡,波形如 图 15 所示。

表 1



after compensation at PCC

表 2 补偿前后电压峰值大小对比

Table 2 Comparison of voltage peaks before and after compensation kV

线路名称	补偿前	补偿后
A 相	0.299	0.331
B 相	0.277	0.330
C 相	0.291	0.330



#### 图 15 输电线路电流



#### 4.2 负载切换后不平衡补偿







由图可见,在8s时换流器输出无功功率发生 了变化,大约1.5s后稳定在新的功率点附近。

#### 4.3 发生不对称故障时 STATCOM 性能

针对电力系统出现的不对称故障问题,文中针 对单相接地故障进行了仿真,设置在负荷1的运行 状态下,6s时C相发生单相接地故障,故障处接地 电阻为1Ω,故障时间为0.1s,则PCC处三相电压 大小如图17所示,MMC-STATCOM发出功率的大小 如图18所示。从图中可以看出当系统出现不对称 故障时,MMC-STATCOM 会出现一个功率的波动,在 故障消失之后一个周期(0.02s)之内即可恢复 正常。



图 17 不对称故障时 PCC 电压

Fig.17 PCC voltages corresponding to unbalanced fault





#### 5 结语

文中将 MMC 应用于无功补偿方面,通过分析 MMC 工作原理、电压补偿原理和换流器正负序数学 模型,提出将平衡子模块电容电压的分布式控制策 略与电网三相电压不平衡时的分序控制策略相结 合的方法,在电磁暂态仿真软件 PSCAD/EMTDC 中 搭建了五电平 MMC-STATCOM 仿真模型,验证了分 布式控制策略具有很好的平衡子模块电容电压的 能力,MMC-STATCOM 对 PCC 处的三相不平衡电压 有很好的补偿效果,在故障恢复时具有快速恢复正 常的能力。

本文得到广东电网有限责任公司科技项目 (GDKJQQ20161098)和深圳市科技计划项目 (JCYJ20170811154143968)资助,谨此致谢!

#### 参考文献:

 [1] 王知芳,杨秀,潘爱强.一种新的电压偏差预测方法[J].电 力工程技术,2018,37(5):26-31.

WANG Zhifang, YANG Xiu, PAN Aiqiang. A method of shortterm voltage deviation forecasting [J]. Electric Power Engineering Technology, 2018, 37(5):26-31.

- [2] 林顺富,汤继开,汤波,等. 典型电能质量稳态指标预测模型研究[J]. 电网技术,2018,42(2):614-620.
  LIN Shunfu,TANG Jikai,TANG Bo, et al. Study on forecasting model of typical power quality steady state indices[J]. Power System Technology,2018,42(2):614-620.
- [3] 王若丞. 配电网三相不平衡对线损增加率及电压偏移的影响[J]. 电力工程技术,2017,36(4):131-136.
   WANG Ruocheng. Influence of distribution network three-phase unbalance on line loss increase rate and voltage offset[J]. Electric Power Engineering Technology,2017,36(4):131-136.
- [4] 王江彬,田铭兴,陈敏,等. 基于 Steinmetz 理论的三相四线制
   不平衡电流补偿[J]. 电力系统及其自动化学报,2016,28
   (9):20-26.

WANG Jiangbin, TIAN Mingxing, CHEN Min, et al. Three-phase four-wire unbalanced current compensation based on Steinmetz theory[J]. Proceedings of the CSU-EPSA, 2016, 28(9):20-26.

- [5] 范苏纯,江浩侠,曹琪娜,等. 基于王氏定理的台区三相不平衡补偿与应用[J]. 广东电力,2018,31(9):111-119.
  FAN Suchun,JIANG Haoxia,CAO Qina, et al. Three-phase unbalance compensation in transformation region and its application based on Wang's Theorem [J]. Guangdong Electric Power,2018,31(9):111-119.
- [6]田铭兴,陈敏,赵远鑫,等. 三相负载不对称系统无源补偿网络设计新方法[J]. 电网技术,2016,40(3):897-903.
  TIAN Mingxing, CHEN Min, ZHAO Yuanxin, et al. A novel method of reactive power compensation network design for three phase unbalanced load system[J]. Power System Technology, 2016,40(3):897-903.
- [7] 王宝安,商姣,陈豪. SVG 用于单相负荷电能质量综合治理时相电流指令的计算[J]. 电力自动化设备,2016,36(2): 57-64.

WANG Baoan, SHANG Jiao, CHEN Hao. Phase-current reference calculation for SVG used in comprehensive management of single phase load power quality [J]. Electric Power Automation Equipment, 2016, 36(2):57-64.

- [8] 王跃,杨昆,陈国柱. 级联 DSTATCOM 补偿不平衡负载分相 控制策略[J]. 电力自动化设备,2015,35(5):23-28,50.
  WANG Yue,YANG Kun,CHEN Guozhu. Individual phase control of cascaded DSTATCOM for unbalanced load compensation
  [J]. Electric Power Automation Equipment, 2015, 35(5):23-28,50.
- [9] 李钊, 王翀, 吴小丹, 等. 星形链式 STATCOM 不对称负荷补 偿策略[J]. 电力电子技术, 2017, 51(5):46-50.
  LI Zhao, WANG Chong, WU Xiaodan, et al. Unbalance load compensation strategy of cascade STATCOM[J]. Power Electronics, 2017, 51(5):46-50.

[10] 马文华,刘海波,刘昕彤,等.不平衡负载下静止同步补偿器比例谐振控制[J].电力电容器与无功补偿,2017,38(6):33-38.

MA Wenhua, LIU Haibo, LIU Xintong, et al. Proportional resonance control of DSTATCOM at unbalance load[J]. Power Capacitor & Reactive Power Compensation, 2017, 38(6):33-38.

- [11]何志兴,罗安,马伏军,等.角形级联 SVG 不平衡补偿的控制策略[J].中国电机工程学报,2016,36(14):3878-3888.
  HE Zhixing, LUO An, MA Fujun, et al. Control method for delta-connected cascaded SVG under unbalanced condition [J]. Proceedings of the CSEE,2016,36(14):3878-3888.
- [12] 杨昆,陈磊,陈国柱. DSTATCOM 补偿不平衡负载分序控制 策略[J]. 电力自动化设备,2012,32(7):36-41.
  YANG Kun, CHEN Lei, CHEN Guozhu. Individual sequence control of DSTATCOM compensation for unbalanced load[J].
  Electric Power Automation Equipment,2012,32(7):36-41.
- [13] 熊岩,赵成勇,许建中. 模块化多电平换流器电容电压均衡 排序算法综述[J]. 电力工程技术,2017,36(2):1-8.
   XIONG Yan, ZHAO Chengyong, XU Jianzhong. A review ofranking algorithms for MMC capacitor voltages balancing[J].
   Electric Power Engineering Technology,2017,36(2):1-8.
- [14] 夏成军,刘志江,杜兆斌. 基于变目标控制的 MMC-HVDC 控制策略[J]. 电力工程技术,2018,37(3):7-13,54.
  XIA Chengjun, LIU Zhijiang, DU Zhaobin. MMC-HVDC control strategy based on variable target control[J]. Electric Power Engineering Technology,2018,37(3):7-13,54.
- [15] SONG Q, LIU W, LI X, et al. A steady-state analysis method for a modular multilevel converter [J]. IEEE Trans. Power Electron., 2018, 28(8): 3702-3713.
- [16] WANG C, HAO Q, OOI B T. Reduction of low-frequency harmonics in modular multilevel converters (MMCs) by harmonic function analysis [J]. IET-Generation, Transmission & Distribution, 2014, 8(2):328-338.
- [17] 徐政. 柔性直流输电系统[M]. 北京:机械工业出版社, 2012:1-45.
  XU Zheng. Voltage source converter based high voltage direct current transmission system[M]. Beijing; China Machine Express, 2012;1-45.
- [18] 陆羿,李继红,裘鹏,等. 基于电容电压波动的模块化多电 平换流器电容电压均衡策略[J]. 电力系统保护与控制, 2018,46(24):158-164.

LU Yi, LI Jihong, QIU Peng, et al. Capacitor voltage balancing algorithm for modular multilevel converters based on voltage fluctuation [J]. Power System Protection and Control, 2018,46(24):158-164.

[19] 廖敏,许韦华,杨杰,等.考虑子模块均压约束的混合型模块化多电平换流器功率极限分析[J].电力系统保护与控制,2019,47(5):17-25.

LIAO Min, XU Weihua, YANG Jie, et al. Analysis of maximum power operating region for hybrid MMC considering submodule balancing constraint[J]. Power System Protection and Control, 2019, 47(5):17-25. [20] 赵昕,赵成勇,李广凯,等. 采用载波移相技术的模块化多 电平换流器电容电压平衡控制[J].中国电机工程学报, 2011,31(21):48-55.

ZHAO Xin,ZHAO Chengyong,LI Guangkai, et al. Submodule capacitance voltage balancing of modular multilevel converter based on carrier phase shifted SPWM technique[J]. Proceedings of the CSEE,2011,31(21):48-55.

[21] 张铭. 负载不平衡条件下 STATCOM 控制技术研究[D]. 哈尔滨:哈尔滨工业大学,2012.
ZHANG Ming. Control technology of STATCOM under load unbalance condition [D]. Harbin; Harbin Institute of Technology,2012.

#### 作者简介:



丘冠新(1974),男,学士,高级工程师,从 事电网调度运行、电力系统分析、电网继电保 护相关工作(E-mail:double\_tree@163.com);

朱鹏宇(1995),男,硕士在读,研究方向为 电缆不平衡分析,电力系统无功补偿(E-mail: zhupengyu@stu.hit.edu.cn);

王灿(1984),男,博士,特聘副研究员,研 究方向为电力电子变换器的建模,控制与仿 真,可再生能源并网等。

#### The compensation method of MMC-STATCOM under unbalanced load condition

QIU Guanxin<sup>1</sup>, ZHU Pengyu<sup>2</sup>, WANG Can<sup>2</sup>, YANG Ruixiong<sup>1</sup>, LING Huabao<sup>1</sup>, LIN Guihui<sup>1</sup>

(1. Zhuhai Power Supply Bureau of Guangdong Power Grid Co., Ltd., Zhuhai 519001, China;

2. School of Mechanical Engineering and Automation, Harbin Institute of Technology, Shenzhen 518055, China)

Abstract: The reactive power and voltage compensation principles of static synchronous compensator (STATCOM) are introduced. In order to easily increase the output voltage levels, a STATCOM based on modular multilevel converter (MMC) is proposed as well. Since the conventional control strategy is mostly focused on the system performance with balanced load and its control performance is usually unsatisfying under unbalanced conditions. In this paper, the STATCOM is analyzed using positive, negative sequence model and based on that, the sequence control method is applied and elaborated. The voltages at point of common coupling (PCC) are locked by applying the decoupled double synchronous reference frame-phase locked loop (DDSRF-PLL). The sub-module (SM) capacitor voltages of MMC are balanced by a distributed control strategy which avoids large amount of information exchange between central controller and local controllers. The simulation model of a five-level MMC based STATCOM is built in PSCAD/EMTDC. Simulation results validate the correctness of the proposed controllers.

Keywords: static synchronous compensator (STATCOM); modular multilevel converter (MMC); sequence control; distributed control

(编辑 陈静)