# 基于混合型Chopper电路的MMC-UPFC故障渡越方案

郑 涛,王赟鹏,李厚源,吕文轩,张成绮,马家璇 (华北电力大学新能源电力系统国家重点实验室,北京 102206)

摘要:当交流系统发生短路时,基于模块化多电平控制器的统一潮流控制器(MMC-UPFC)串、并联侧 MMC 均 会受到故障冲击,存在两侧换流器过流闭锁,MMC-UPFC 完全退出运行的风险。对此,以交流系统发生最严 重的三相短路故障为例,分析了 MMC-UPFC 串、并联侧 MMC 故障特性;在此基础上,借鉴风电场交流故障渡 越的 Chopper 电路,并结合 MMC-UPFC 不同运行方式对故障特性的影响,提出了基于混合型 Chopper 电路的 MMC-UPFC 故障渡越方案。该方案能够在交流系统发生故障后隔离并联侧 MMC 与串联侧 MMC 之间的联 系,从而抑制串联侧馈入并联侧 MMC 的故障电流。仿真结果表明在 MMC-UPFC 的不同运行方式下,所提方 案均能避免故障后并联侧 MMC 闭锁,MMC-UPFC 将切换至静止同步补偿器(STATCOM)工作模式,为交流系 统提供无功功率支撑。

关键词:UPFC;MMC;换流器;交流系统三相短路;故障渡越;混合型Chopper电路

## 中图分类号:TM 77;TM 46 文献标志码:A

DOI:10.16081/j.epae.202012025

## 0 引言

作为柔性交流输电系统装置的典型代表,统一 潮流控制器(UPFC)可以灵活调节线路潮流,实现并 补、串补、移相和调压等功能<sup>[1-2]</sup>;模块化多电平换流 器(MMC)可以实现有功、无功独立控制,并且模块 化程度高,谐波含量少,适用于高电压大容量输电场 合<sup>[3-5]</sup>。因此,基于模块化多电平换流器的统一潮流 控制器(MMC-UPFC)具有良好的工程应用前景<sup>[69]</sup>。

目前国内外有关MMC-UPFC保护方向的研究 多集中在接地方式、站内故障特性及保护配置等方 面。文献[7-9]参照基于MMC的高压直流输电系统 接地方式,提出适用于MMC-UPFC联接变压器的接 地方式,并分析了不同接地方式下典型站内交流侧 故障特性及其对保护配置的影响;文献[9]对此还提 出了改进阀侧短引线差动保护和串联变压器差动保 护方案。文献[10]针对串联变压器匝间短路时电流 差动保护存在灵敏度和可靠性不足的问题,提出了 相应的自适应保护方案。

针对外部交流系统故障对 MMC-UPFC 运行的 影响,文献[11]分析了单相接地故障下 MMC-UPFC 的故障特性,并提出了整体保护策略,但并未研究交 流系统发生严重短路时 MMC-UPFC 故障特性。文 献[12]提出了一种基于分裂电感的限流式 MMC-

#### 收稿日期:2020-05-21;修回日期:2020-11-02

基金项目:国家重点研发计划智能电网技术与装备重点专项 (2016YFB0900600);国家电网公司科技项目(52094017000W) Project supported by the Key Project of Smart Grid Technology and Equipment of National Key Research and Development Plan of China(2016YFB0900600) and the Science and Technology Project of State Grid Corporation of China (52094017000W) UPFC 拓扑结构,可以限制交流系统发生短路故障时,MMC-UPFC 晶闸管旁路开关 TBS(Thyristor Bypass Switch)导通后串联变压器阀侧的故障电流,但并未研究 TBS 导通前 MMC-UPFC 串、并联侧换流器的故障特性。

当交流系统发生短路故障时,短路电流通过串 联变压器耦合至阀侧,串联侧MMC过流闭锁,同时并 联侧MMC受到故障的影响,也存在过流闭锁的风险。 为充分发挥MMC-UPFC并联补偿无功功率的作用, 提高故障后电力系统的稳定性,对MMC-UPFC的故 障渡越能力提出了要求。文献[13]给出MMC-UPFC 故障渡越的定义并提出通过在直流母线上串联限流 电抗器实现MMC-UPFC故障渡越的方案,但存在限 流电抗器减慢MMC-UPFC潮流调节速度的问题。

本文在详细分析交流系统发生三相短路以及 MMC-UPFC串、并联侧 MMC 故障特性的基础上,提 出了适用于 MMC-UPFC 的基于混合型 Chopper 电路 的故障渡越方案。该方案能够在交流系统故障后将 并联侧 MMC 与串联侧 MMC 隔离,并联侧 MMC 在故 障期间可以持续运行, MMC-UPFC 切换为静止同步 补偿器(STATCOM)工作模式,继续为交流系统提供 无功功率支撑。基于 PSCAD / EMTDC 的仿真结果 验证了故障渡越方案的有效性。

## 1 MMC-UPFC 拓扑结构及控制策略

## 1.1 MMC-UPFC 拓扑结构

MMC-UPFC 拓扑结构如图 1 所示,图中并联侧 MMC和串联侧 MMC 的上、下桥臂均由 n 个半桥子模 块(HBSM)构成。并联侧 MMC 经并联变压器与 M 侧 交流系统母线相连,串联侧 MMC 经串联变压器串入 交流线路,与 N 侧交流系统母线相连,两侧换流器之





间的直流母线采用背靠背连接方式,可实现有功功 率双向流通;串联变压器阀侧绕组配置TBS,根据现 有相关文献,当交流系统发生故障时,TBS在串联侧 MMC桥臂闭锁后 2~3 ms内动作<sup>[12]</sup>,旁路串联侧 MMC,隔离换流阀与交流系统之间的联系。高压侧 旁路断路器HVB(High Voltage bypass Breaker)与低 压侧旁路断路器LVB(Low Voltage bypass Breaker) 在串联侧MMC闭锁后 40 ms内合闸,MMC-UPFC 退 出运行。

### 1.2 MMC-UPFC 控制策略

并联侧 MMC 为接入母线提供无功支撑, 串联侧 MMC 控制线路潮流, 具体的控制框图见附录中图 A1。串、并联侧控制器均采用 dq 双环解耦控制:并联 侧 MMC 采用定直流电压和定无功功率控制; 串联侧 MMC 采用定有功功率和定无功功率控制。参照国内 某 500 kV MMC-UPFC 参数, 在 PSCAD / EMTDC 中搭 建图 1 所示的仿真模型。仿真参数见附录中表 A1, TBS 导通延时为 3 ms, HVB和LVB动作延时为 40 ms。

## 2 交流系统短路故障下MMC-UPFC故障特性

## 2.1 串联侧 MMC 故障特性

以 MMC-UPFC 接入的线路发生近端三相短路 故障为例,故障后的系统电压几乎全部加在串联变 压器网侧,串联侧 MMC 阀侧电压增大;同时线路三 相短路电流经串联变压器耦合至阀侧,串联侧 MMC 桥臂迅速过流闭锁。

串联侧 MMC 闭锁后处于不控充电阶段,各相上、下桥臂存在电容充电或短路这2种状态,故障电流通路如图2所示。图中, R<sub>eq</sub>、L<sub>eq</sub>和 C<sub>eq</sub>分别为并联侧

MMC等值电阻、电感和电容,组成并联侧等值电路。





Fig.2 Fault current path of series side MMC during uncontrolled charging stage

处于短路状态的桥臂,阀侧故障电流经过HBSM 二极管 D<sub>2</sub>馈入直流母线;处于充电状态的桥臂,阀 侧故障电流通过HBSM 二极管 D<sub>1</sub>给电容充电。从交 流系统故障发生到并联侧 MMC 闭锁,串联侧 MMC 馈入直流母线的故障电流 i<sub>de</sub>不断增大,并联侧 MMC 闭锁后,直流母线故障电流开始衰减;TBS导通后, 串联侧 MMC 桥臂电流快速衰减。

## 2.2 并联侧 MMC 故障特性

并联侧 MMC 采用定直流电压和无功功率外环 控制,具体表达式如下<sup>[14]</sup>:

$$\begin{cases} i_{sd}^* = K_{Udep} \left( U_{deref} - U_{de} \right) + K_{Udei} \int \left( U_{deref} - U_{de} \right) dt \\ i_{sq}^* = K_{Qp} \left( Q_{ref} - Q \right) + K_{Qi} \int \left( Q_{ref} - Q \right) dt \end{cases}$$
(1)

其中,*i*<sup>\*</sup><sub>sq</sub>、*i*<sup>\*</sup><sub>sq</sub>分别为*d*、*q*轴电流参考值;*K*<sub>Udep</sub>和*K*<sub>Udei</sub>分 别为定直流电压控制器比例系数和积分系数;*K*<sub>0p</sub>和 K<sub>qi</sub>分别为定无功功率控制器比例系数和积分系数, U<sub>deref</sub>和U<sub>de</sub>分别为直流电压参考值和实际值;Q<sub>ref</sub>和Q 分别为无功功率参考值和实际值。

对于定无功功率外环控制器,故障后交流母线 电压大幅跌落,为了给交流母线提供无功功率支撑, 无功功率参考值 $Q_{rel}$ 将增大,系统控制器快速响应, 无功功率实际值Q随之增大,由式(1)可知,q轴电流 参考值 $i_{sq}^{*}$ 的绝对值增大,当达到限幅器上限 $I_{maxq}^{*}$ 时,  $|i_{sq}^{*}|$ 不再增加,此时 $|i_{sq}^{*}|=I_{maxg}^{*}$ 。

对于定直流电压外环控制器,故障后并联侧 MMC上、下桥臂投入HBSM总数不变,由于串联侧 MMC馈入直流母线的故障电流不断增大,并联侧 MMC上、下桥臂电抗产生同向增大的电压,直流电 压实际值 $U_{dc}$ 升高,而参考值 $U_{dcref}$ 不变,由式(1)可 知,d轴电流参考值 $i_{sd}$ 的绝对值一直增加,当达到限 幅器上限 $I_{maxd}^*$ 时, $|i_{sd}^*|$ 不再增加,此时 $|i_{sd}^*| = I_{maxd}^*$ 。

在电流内环控制器的作用下,并联侧MMC通过 改变输出电压使阀侧电流追踪参考值。故并联侧 MMC阀侧电流参考值表达式为:

$$i_{v} = \sqrt{\left(i_{sd}^{*}\right)^{2} + \left(i_{sq}^{*}\right)^{2}}$$
 (2)

故障后并联侧 MMC 阀侧电流的最大值为:

$$i_{\max} = \sqrt{(I_{\max}^*)^2 + (I_{\max}^*)^2}$$
 (3)

并联侧MMC上桥臂电流*i*<sub>p</sub>、下桥臂电流*i*<sub>n</sub>满足:

$$\begin{cases} i_{\rm p} = i_{\rm dc}/3 + i_{\rm v}/2\\ i_{\rm n} = i_{\rm dc}/3 - i_{\rm v}/2 \end{cases}$$
(4)

由式(4)可知,由于直流母线故障电流的馈入, 再加上阀侧电流的增大,并联侧 MMC 桥臂电流将不 断上升,当达到桥臂过流阈值时并联侧 MMC 闭锁, MMC-UPFC 完全退出运行。

### 2.3 故障特性验证

根据本文所建立的仿真模型进行故障特性验证,正常运行时,串、并联侧MMC有功功率传输方向为并联侧流向串联侧,在交流线路MN上距离M侧线路MN长度的5%处设置三相短路故障,故障时刻 $t_0$ =1.5 s,故障持续时间为0.5 s,仿真波形见附录中图A2、A3。如图所示, $t_0$ =1.5 s发生故障, $t_1$ =1.5012 s串联侧MMC闭锁, $t_2$ =1.503 8 s并联侧MMC闭锁, $t_3$ =1.5042 s TBS导通。

如图 A2 所示,故障后线路三相短路电流通过串 联变压器耦合至阀侧,t<sub>1</sub>时刻串联侧 MMC 桥臂电流 超过阈值 2.6 kA,串联侧 MMC 闭锁;由于串联侧 MMC 阀侧电压绝对值超过直流母线正、负极电压幅 值,串联侧 MMC 闭锁后处于不控充电阶段,故障电 流通过桥臂子模块二极管馈入直流母线,或向桥臂 子模块电容充电,如图 A2(c)所示,此阶段处于充电 状态的桥臂子模块电容电压不断升高;故障后直流 母线电流先过零点,然后反向增大,t<sub>2</sub>时刻并联侧 MMC桥臂过流闭锁,直流电流开始衰减,t<sub>3</sub>时刻TBS 导通后串联侧MMC阀侧电压变为0,串联侧MMC桥 臂电流快速衰减。

如图 A3 所示,由于故障后直流电压升高,并联 侧 MMC 直流电压外环控制器控制 d 轴电流增大,同 时为发出更多无功功率,q 轴电流也增大,故并联侧 MMC 阀侧电流不断增大。由于阀侧电流的增大和 直流母线故障电流的馈入,t<sub>2</sub>时刻并联侧 MMC 桥臂 发生过流闭锁,MMC-UPFC 完全退出运行。

## 3 基于混合型Chopper电路的MMC-UPFC故 障渡越方案

根据第2节的MMC-UPFC串、并联侧MMC故障特性分析可知,交流系统短路时,故障电流通过串联变压器耦合至阀侧,串联侧MMC过流闭锁,并联侧MMC会受到串联侧MMC馈入电流的影响,实际工程中通过TBS快速导通隔离交流系统与串联侧MMC的联系。由于TBS导通存在固有延时,当交流系统发生严重短路故障时,并联侧MMC仍存在过流闭锁的风险,无法向故障后交流母线提供更多的无功功率支撑。

为实现交流系统短路故障下的 MMC-UPFC 渡 越运行,即故障后并联侧 MMC 不会出现过流闭锁, 抑制从串联侧通过直流母线馈入并联侧 MMC 的故 障电流成为解决问题的关键。本文借鉴风电场交流 故障渡越的 Chopper 电路,并结合不同运行方式对直 流母线故障电流的影响,开展通过抑制馈入并联侧 MMC 的直流母线故障电流实现 MMC-UPFC 故障渡 越的研究。

## 3.1 Chopper 电路在 MMC-UPFC 故障渡越中的适用 性分析

风电场经柔性直流并网的系统,当交流电网发 生严重三相短路故障时,在直流线路正、负极间接入 Chopper电路是一种有效的交流故障渡越方案,通过 控制 IGBT 触发脉冲投切 Chopper 电阻,将故障时直 流系统功率差额以热能形式消耗,可以实现故障期 间风电场和直流系统持续运行,故障清除后,系统恢 复正常运行<sup>[15-17]</sup>。

为实现MMC-UPFC故障渡越,参照风电场交流 故障渡越方案,拟在直流母线正、负极之间投入 Chopper电路,通过Chopper电阻吸收故障后串联侧 馈入并联侧MMC的短路能量,下面讨论该方案的可 行性。

当串联侧 MMC 闭锁后, 触发 Chopper 电路, 此时 直流母线正、负极之间接入 Chopper 电阻, 故障电流 通路如图 3 所示, 串联侧 MMC 馈入并联侧 MMC 的 故障电流转移至 Chopper 电阻回路;并联侧 MMC 也 将与 Chopper 电阻形成故障回路, 由于直流侧电压降 低, 并联侧 MMC 桥臂子模块电容放电, 并联侧 MMC 将过流闭锁,故直流母线正、负极之间仅依靠投入 Chopper电路,显然无法实现MMC-UPFC的故障渡越。



## 图 3 投入Chopper电路后MMC-UPFC故障电流通路 Fig.3 Fault current path of MMC-UPFC after putting into Chopper circuit

### 3.2 混合型Chopper电路

由 3.1 节分析可知,在 MMC-UPFC 直流母线正、 负极间投入 Chopper 电路,并联侧 MMC 将与 Chopper 电阻形成回路导致其过流闭锁。因此,考虑通过在 直流母线上串联反并联双向晶闸管组,当投入 Chopper 电路时,将并联侧 MMC 与串联侧 MMC 隔离,避 免并联侧 MMC 与 Chopper 电阻形成回路并发生过流 闭锁现象,从而实现 MMC-UPFC 故障渡越。

基于以上思路,本文提出的混合型Chopper电路 见图4。其拓扑结构见图4(a),主要由反并联双向 晶闸管组与Chopper改进电路这2个部分组成。

(1)反并联双向晶闸管组:在并联侧 MMC 直流 正极母线出口串联反并联双向晶闸管组T<sub>1</sub>、T<sub>2</sub>,可以



实现MMC-UPFC正常运行时串、并联侧MMC有功功 率双向流通,其在故障渡越中起到隔离直流母线故 障电流的作用。

(2)Chopper改进电路:Chopper改进电路装设在 直流母线正、负极之间,由转移电阻电路与耗散电阻 电路构成,拓扑结构见图4(b)。图中R、r分别为转 移电阻电路等值电阻、耗散电阻电路等值电阻。转 移电阻电路、耗散电阻电路均采用模块化设计,IGBT 与转移电阻串联组成1个转移电阻子模块,IGBT与 耗散电阻并联组成1个耗散电阻子模块,m个转移 电阻子模块和s个耗散电阻子模块相串联构成 Chopper改进电路。当MMC-UPFC正常运行时, Chopper改进电路处于断路状态;当交流系统发生短 路故障时,转移电阻投入将馈入并联侧MMC的直流 母线故障电流转移至Chopper改进电路。此外,为了 保证 Chopper改进电路中IGBT不会过流烧毁,投入 耗散电阻,与转移电阻一同吸收交流系统向串联侧 MMC馈入的短路能量。

## 3.3 运行方式对直流母线电流故障特性的影响

MMC-UPFC运行灵活,串、并联侧 MMC 有功功 率可以双向流通,交流系统短路时,故障电流耦合至 串联变压器阀侧,通过串联侧 MMC 馈入直流母线,不 同运行方式下直流母线电流方向如图5所示。图中, 实线箭头指示方向表示故障前串、并联侧 MMC之间 的有功功率传输方向,即故障前直流母线电流方向; 虚线箭头指示方向表示直流母线故障电流方向。



#### 图5 直流母线电流示意图

若MMC-UPFC工作于运行方式 I,即串、并联侧 MMC有功功率传输方向为并联侧流向串联侧,则故 障期间馈入并联侧 MMC的直流母线电流先过零点, 然后反向增大。若MMC-UPFC工作于运行方式 II, 即串、并联侧 MMC有功功率传输方向为串联侧流向 并联侧,则故障期间馈入并联侧 MMC的直流母线电 流将同向增大。

## 3.4 基于混合型 Chopper 电路的 MMC-UPFC 故障渡 越方案工作原理

交流系统发生短路故障后,采用基于混合型 Chopper电路的MMC-UPFC故障渡越方案后,MMC-UPFC的动作时序如图6所示。

## 3.4.1 运行方式 [

当MMC-UPFC工作于运行方式 I 时, 晶闸管组 T<sub>1</sub>导通, T<sub>2</sub>关断, 晶闸管组T<sub>1</sub>导通后, 撤销其触发脉 冲。假设 $t_0$ 时刻交流系统发生短路故障, 串联侧 MMC向直流母线馈入故障电流, 如图7所示。由于

Fig.5 Schematic diagram of DC bus current



图6 MMC-UPFC动作时序示意图









反并联双向晶闸管组单向导通,t<sub>p</sub>时刻馈入并联侧 MMC的直流母线电流反向过零点,晶闸管组T<sub>1</sub>承受 反压自行关断,串、并联侧MMC隔离。

以 MMC-UPFC 接入交流线路首端发生三相短路为例,在图1中k点设置三相短路故障,故障时刻 $t_0$ =1.5 s,故障持续时间为0.5 s,验证故障渡越方案的有效性,仿真结果如图8、附录中图A4所示。如图8 所示, $t_1$ =1.5012 s串联侧 MMC闭锁,若无故障渡越, 馈入并联侧 MMC 的直流母线故障电流 $I_B$ 反向过零 点增大,并联侧 MMC 在 $t_2$ =1.5039 s 过流闭锁;当采 取故障渡越方案时, $t_p$ =1.5018 s 馈入并联侧 MMC 的 直流母线故障电流反向过零点,晶闸管组T<sub>1</sub>两端承 受反向电压关断(图中 $U_{T1}$ 为T<sub>1</sub>两端电压),串、并联 侧 MMC隔离。如图A4所示,并联侧 MMC 桥臂电流 不会超过闭锁阈值(2.6 kA), MMC-UPFC 切换至 STATCOM 工作模式,并联侧 MMC 继续给接入母线





提供无功功率支撑。

3.4.2 运行方式 []

MMC-UPFC工作在运行方式 II,T<sub>2</sub>导通,T<sub>1</sub>关 断,T<sub>2</sub>导通后,撤销其触发脉冲。交流系统发生短路 故障时,MMC-UPFC故障渡越方案动作时序如图6 所示,具体步骤如下。

(1)假设t<sub>0</sub>时刻发生故障,直流母线故障电流如 图 9(a)所示,t<sub>1</sub>时刻串联侧 MMC 过流闭锁,同时给 Chopper改进电路中转移电阻电路与耗散电阻电路 IGBT 发送导通信号,t<sub>R</sub>时刻直流母线正、负极之间投 入转移电阻 R。如图 9(b)所示,对于并联侧 MMC, 由于晶闸管组 T<sub>1</sub>处于关断状态,故投入转移电阻后 并联侧 MMC 不会与 Chopper 改进电路形成回路;对 于串联侧 MMC,由于转移电阻总阻值远小于并联侧 MMC 等效阻抗,直流母线故障电流将通过转移电阻 流回串联侧 MMC;此时馈入并联侧 MMC 的直流母 线故障电流降为0,串联侧 MMC出口正极电压降低, T<sub>2</sub>将承受反压关断,串、并联侧 MMC隔离。

(2)投入转移电阻 R 后,为了保证 Chopper 改进 电路 IGBT 不因过流而烧毁,当流经 Chopper 改进电 路的电流达到 2.5 kA(即 t,时刻)时,投入耗散电阻 r, 如图 9(c)所示,转移电阻与耗散电阻共同吸收交流



Operation Mode II

系统馈入串联侧MMC的短路能量。

(3)t<sub>3</sub>时刻TBS导通,串联侧MMC桥臂电流开始 快速衰减,当Chopper改进电路电流衰减为0(即t<sub>s</sub>时 刻)时,闭锁转移电阻电路IGBT,切除Chopper改进 电路,故障渡越完成。

## 4 Chopper 改进电路的电阻取值

## 4.1 取值原则

Chopper改进电路转移电阻用于将馈入并联侧 MMC的故障电流强制转移至 Chopper改进电路,为 了保证流入并联侧 MMC的故障电流降为0,晶闸管 组T<sub>2</sub>承受反压关断,转移电阻总阻值 R 不能过大;同 时考虑到 IGBT 最大耐受电流能力,如果转移电阻总 阻值 R 过小,转移电阻投入后可能导致 Chopper改进 电路 IGBT 立即过流烧毁,故要综合考虑转移电阻的 取值。耗散电阻用于保证 Chopper改进电路 IGBT 不 会过流烧毁,在考虑经济性因素下,耗散电阻的总阻 值 r 在保证故障渡越期间流经 Chopper改进电路的 故障电流不超过 IGBT 最大耐受电流下取最小值。

对于不同电压等级的MMC-UPFC工程, Chopper 改进电路的电阻取值原则与之类似, 在此不再赘述。

# 4.2 转移电阻取值

在图1所示的MMC-UPFC 接入交流线路首端k点设置三相短路故障,故障时刻 $t_0$ =1.5 s,故障持续 时间为0.5 s,讨论 Chopper 改进电路中转移电阻的 取值问题。

无故障渡越方案下和Chopper改进电路中转移 电阻取值不同时,Chopper改进电路波形如图10所



图 10 Chopper 改进电路波形

Fig.10 Waveforms of improved Chopper circuit

示。图中, $I_1$ 为 Chopper 改进电路电流; $U_{12}$ 为T<sub>2</sub>两端 电压。当无故障渡越时,馈入并联侧 MMC 的直流母 线故障电流同向增大,并联侧 MMC 在 $t_2$ =1.5037 s时 闭锁。当采取故障渡越方案,Chopper改进电路中转 移电阻电路等值电阻 R 分别取 60、80、100 和 150 Ω 时,串联侧 MMC 闭锁后, $t_R$ =1.5014 s投入 R,R越大, 故障渡越期间流过 Chopper 改进电路的电流越小;而 当 R=150 Ω 时,T<sub>2</sub>承受反向电压的时间将小于晶闸 管组关断时间 400  $\mu$ s,T<sub>2</sub>无法关断,串联侧 MMC 将 继续向并联侧 MMC 馈入电流。当转移电阻总阻值 过小时,流经 Chopper 改进电路的电流将超过 IGBT 最大耐受电流,故综合考虑选取 100 Ω 作为转移电 阻电路等值电阻值。

### 4.3 耗散电阻取值

选取转移电阻电路等值电阻值为100  $\Omega$ ,耗散电 阻电路等效电阻值分别为10、20、30  $\Omega$ 时,Chopper 改进电路电流波形如图11所示。当不投入耗散电 阻时,Chopper改进电路电流超过2.5 kA, $t_3$ 时刻TBS 导通,0.5 ms后直流母线电流开始衰减;若Chopper 改进电路电流超过2.5 kA时,即 $t_r$ 时刻投入耗散电 阻,当r为20、30  $\Omega$ 时,故障电流在耗散电阻投入后 便开始衰减,考虑经济性因素下耗散电阻电路等效 电阻值取为20  $\Omega$ 。







当采取 $R=100 \Omega_r = 20 \Omega$ 的混合型 Chopper 电路故障渡越方案时,并联侧 MMC 波形如附录中图 A5 所示,并联侧 MMC桥臂不会过流闭锁, MMC-UPFC 切换至 STATCOM 工作模式,可以继续为故障后的接入母线补偿无功功率。

## 5 结论

本文分析了 MMC-UPFC 接入交流系统发生三 相短路故障时, MMC-UPFC 串、并联侧 MMC 故障特 性;针对外部交流系统故障 MMC-UPFC 退出运行的 问题,提出了基于混合型 Chopper 电路的 UPFC 故障 渡越方案,得到的主要结论如下。

(1)交流系统发生三相短路,故障电流经串联变 压器耦合至阀侧,串联侧MMC闭锁后处于不控充电 阶段,故障电流通过直流母线馈入并联侧MMC;与此 同时,故障后并联侧 MMC 阀侧电流增大,由于 TBS 导通存在固有延时,并联侧 MMC仍存在过流闭锁的 风险,MMC-UPFC将退出运行,无法实现故障渡越。

(2)设计了由反并联双向晶闸管组与Chopper改 进电路构成的混合型 Chopper 电路,分析了 MMC-UPFC在不同运行方式下,混合型Chopper电路工作 原理。通过Chopper改进电路与反并联双向晶闸管 组的协调配合实现串、并联侧 MMC 的有效隔离,保 障 MMC-UPFC 在外部系统故障下能够顺利切换至 STATCOM 工作模式,从而实现故障渡越。

附录见本刊网络版(http://www.epae.cn)。

## 参考文献:

- [1] ELSAHARTY M A, LUNA A, CANDELA J I, et al. A unified power flow controller using a power electronics integrated transformer[J]. IEEE Transactions on Power Delivery, 2019, 34  $(3) \cdot 828 - 839$
- [2]马朋,刘青,邹家平,等. UPFC有功控制引起的交互影响研究 [J]. 电力自动化设备,2017,37(1):176-181,223. MA Peng, LIU Qing, ZOU Jiaping, et al. Research on interaction during active power-flow control of UPFC[J]. Electric Power Automation Equipment, 2017, 37(1): 176-181, 223.
- [3] 张建坡,赵成勇. MMC-HVDC 直流侧故障特性仿真分析[J]. 电力自动化设备,2014,34(7):32-37. ZHANG Jianpo, ZHAO Chengyong. Simulation and analysis of DC-link fault characteristics for MMC-HVDC[J]. Electric Power Automation Equipment, 2014, 34(7): 32-37.
- [4] ALEXANDER A, THATHAN M. Modelling and analysis of modular multilevel converter for solar photovoltaic applications to improve power quality[J]. IET Renewable Power Generation, 2015, 9(1): 78-88.
- [5] NAMI A, LIANG J Q, DIJKHUIZEN F, et al. Modular multilevel converters for HVDC applications: review on converter cells and functionalities[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2015, 30(1):18-36.
- [6]杨健,蔡晖,宋鹏程,等.采用直接电流控制策略的MMC-UPFC 小信号模型[J]. 电力自动化设备,2019,39(10):123-129. YANG Jian, CAI Hui, SONG Pengcheng, et al. Small-signal model of MMC-UPFC with direct current control strategy[J]. Electric Power Automation Equipment, 2019, 39(10); 123-129.
- [7] 崔福博,郭剑波,荆平,等. MMC-UPFC 接地设计及其站内故障 特性分析[J]. 中国电机工程学报,2015,35(7):1628-1636. CUI Fubo, GUO Jianbo, JING Ping, et al. The grounding design and internal fault characteristic of MMC-UPFC[J]. Proceedings of the CSEE, 2015, 35(7):1628-1636.
- [8]郑涛,吴丹,陆振纲,等. MMC-UPFC不同接地设计的故障特性 及对本体保护配置影响[J]. 电力自动化设备,2017,37(5):54-60,67.

ZHENG Tao, WU Dan, LU Zhengang, et al. Impact of MMC-UPFC grounding design on fault characteristics and protection scheme[J]. Electric Power Automation Equipment, 2017,  $37(5) \cdot 54-60.67$ 

- [9]郑涛,吴丹,宋洁莹. 基于MMC的统一潮流控制器交流侧故障 特性及保护方案[J]. 电网技术,2015,39(12):3570-3577. ZHENG Tao, WU Dan, SONG Jieying. The AC side fault characteristics and protection scheme of the unified power flow controller based on MMC[J]. Power System Technology, 2015, 39(12):3570-3577.
- [10] 曹虹, 王兴国, 周泽昕, 等. UPFC 串联变压器匝间保护新原理

研究[J]. 电网技术,2020,44(4):1568-1575.

CAO Hong, WANG Xingguo, ZHOU Zexin, et al. A novel protection principle for turn-to-turn fault of UPFC series transformer[J]. Power System Technology, 2020, 44(4): 1568-1575.

[11] 陈勇,曹伟炜,柏彬,等. MMC-UPFC 单相接地故障下运行特性 分析及整体保护策略设计[J]. 电工技术学报,2019,34(3): 599-610. CHEN Yong, CAO Weiwei, BAI Bin, et al. Operation charac-

teristics analysis under single-phase grounding fault and overall protection scheme design of MMC-UPFC device[J]. Transactions of China Electrotechnical Society, 2019, 34(3): 599-610.

- [12] 梅军,何梦雪,王创,等. 基于分裂电感的限流式 MMC-UPFC [J]. 电力自动化设备,2019,39(10):116-122. MEI Jun, HE Mengxue, WANG Chuang, et al. Current-limiting MMC-UPFC based on split inductor[J]. Electric Power Automation Equipment, 2019, 39(10): 116-122.
- [13] 郑涛,汤哲,张滋行,等. 基于限流电抗器的统一潮流控制器故 障渡越策略及其与保护的配合[J]. 电力自动化设备,2020,40 (2): 8-18, 20ZHENG Tao, TANG Zhe, ZHANG Zihang, et al. Fault ride through strategy of unified power flow controller based on current limiting reactor and its coordination with protection[J]. Electric Power Automation Equipment, 2020, 40(2):8-18, 20.
- [14] 卜广全,李英彪,王姗姗,等. MMC对交流系统三相短路故障 短路电流影响的机理研究[J]. 中国电机工程学报,2017,37 (21):6303-6312. BU Guangquan, LI Yingbiao, WANG Shanshan, et al. Analysis of the short-circuit current of MMC-HVDC[J]. Proceedings of the CSEE, 2017, 37(21):6303-6312.
- [15] 董旭,张峻榤,王枫,等.风电经架空柔性直流输电线路并网 的交直流故障穿越技术[J]. 电力系统自动化,2016,40(18): 48-55. DONG Xu, ZHANG Junjie, WANG Feng, et al. AC and DC

fault ride-through technology for wind power integration via VSC-HVDC overhead lines[J]. Automation of Electric Power Systems, 2016, 40(18): 48-55.

[16] 蔡婷婷,穆钢,严干贵,等.提高海上风电场经MMC联网系统 故障穿越能力的柔性泄能电阻控制策略[J]. 电网技术,2020, 44(1):166-173.

CAI Tingting, MU Gang, YAN Gangui, et al. A flexible control strategy of breaking resistor to enhance fault ride through for offshore wind farm integrating to grid via MMC[J]. Power System Technology, 2020, 44(1): 166-173.

[17] 李琦,宋强,刘文华,等. 基于柔性直流输电的风电场并网故障 穿越协调控制策略[J]. 电网技术,2014,38(7):1739-1745. LI Qi, SONG Qiang, LIU Wenhua, et al. A coordinated control strategy for fault ride-through of wind farm integration based on VSC-HVDC[J]. Power System Technology, 2014, 38 (7):1739-1745.

### 作者简介:



郑

郑 涛(1975-),男,山东济南人,教 授,博士,主要研究方向为新能源电力系统 保护与控制(E-mail:zhengtao\_sf@126.com); 王赟鹏(1996-),男,山西晋中人,硕 士研究生,主要研究方向为新能源电力系统 保护与控制(E-mail: wangyunpeng\_1996@ foxmail.com);

李厚源(1990-),男,山东淄博人,博 涛 士研究生,主要研究方向为新能源电力系统 保护与控制(E-mail:lihy@ncepu.edu.cn)。

(编辑 王欣竹)

(下转第117页 continued on page 117)

## Coordinated control strategy of receiving-end multi-point cascaded hybrid DC transmission system

ZENG Rui<sup>1</sup>, LI Baohong<sup>1</sup>, LIU Tianqi<sup>1</sup>, YAN Heming<sup>2</sup>, MI Zhiwei<sup>2</sup>

(1. College of Electrical Engineering, Sichuan University, Chengdu 610065, China;

2. Global Energy Interconnection Research Institute Co., Ltd., Beijing 102209, China)

Abstract: When AC / DC fault occurs in receiving-end multi-point cascaded hybrid DC transmission system, the problems such as power reverse, system stability reduction caused by unbalanced current distribution are studied, a coordinated control strategy is proposed to improve the system stability. According to the line transmission power, the output power of LCC(Line Commutated Converter) at the inverter side and the steady-state output power of MMC(Modular Multilevel Converter) adopted the control of constant DC voltage, the active power command value is regulated to avoid the commutation mode of MMC adopted the control of constant DC voltage changing from inverter to rectifier, in case of the occurrence of the large-scale power transfer at the receiving-end AC side. At the same time, after the fault is cleared, the large-scale fluctuation problem in the system recovery process can be alleviated, and the system can quickly and smoothly recover to the rated operation state. The simulation model is built based on PSCAD / EMTDC, the simulative results show that the proposed coordinated control strategy can decrease the voltage and power fluctuation, the system can realize smooth transition under typical AC and DC faults, and the stability of the receiving-end system is improved.

Key words: multi-point; cascaded; DC transmission; MMC; control strategy

(上接第103页 continued from page 103)

### Fault ride through scheme of MMC-UPFC based on hybrid Chopper circuit

ZHENG Tao, WANG Yunpeng, LI Houyuan, LÜ Wenxuan, ZHANG Chengqi, MA Jiaxuan (State Key Laboratory of Alternate Electrical Power System with Renewable Energy Sources,

Rey Laboratory of Alternate Electrical Fower System with Renewable Energy Source

North China Electric Power University, Beijing 102206, China)

Abstract: The MMC-UPFC (Modular Multi-level Converter based Unified Power Flow Controller) will suffer fault impact in both series side and shunt side when a short circuit occurs in its AC system, leading to over-current blocking of MMCs in both sides and the risk of MMC-UPFC out of service. Taking threephase short circuit fault as an example, the fault characteristics of MMCs on both series and shunt sides are analyzed. On this basis, a fault ride through scheme of MMC-UPFC based on hybrid Chopper circuit is proposed with referring to Chopper circuit in wind farm AC fault ride through, as well as combining with the effects of different MMC-UPFC operation modes on fault characteristics. The proposed scheme can isolate the connection between the shunt side MMC and the series side MMC after fault occurs, so as to suppress the fault current fed from the series side into shunt side MMC. Simulative results show that the proposed scheme can avoid the blocking of shunt side MMC under different MMC-UPFC operation modes, and the MMC-UPFC can serve as static synchronous compensator and provide reactive power to AC system.

Key words: UPFC; MMC; electric converters; three-phase short circuit in AC system; fault ride through; hybrid Chopper circuit

# 附录

## 表 A1 仿真系统参数

Table A1	Main parameters of simulation system
----------	--------------------------------------

参数	数值
系统电压/kV	500
直流电压/kV	180
串、并联侧 MMC 容量/(MV A)	250
并联变漏抗/%	10
串联变漏抗/%	20
并联变绕组变比/kV(Y₀/△/Y)	505/36/94
串联变绕组变比/kV(Ⅲ(开口 Y)/△/Y)	43.5/36/105
串并联变压哭阀侧中性占接地由阳/0	2 000



(a) 并联侧 MMC 控制框图



#### (b) 串联侧 MMC 控制框图

注: V<sup>\*</sup><sub>dc</sub>、V<sub>dc</sub>和 Q<sup>\*</sup><sub>sh</sub>、Q<sub>sh</sub>分别为直流电压、并联侧无功功率参考值和 实际值: V<sub>sd</sub>、V<sub>shq</sub>和 I<sub>shd</sub>、I<sub>shq</sub>分别为并联侧 d、q 轴电压和电流实 际值: P<sup>\*</sup><sub>se</sub>和 Q<sup>\*</sup><sub>se</sub>分别为串联侧有功功率和无功功率参考值: V<sub>sed</sub>、 V<sub>seq</sub>和 I<sub>sed</sub>、I<sub>seq</sub>分别为串联侧 d、q 轴电压和电流实际值。



Fig.A1 Block diagrams of series and shunt side MMC in









