DOI:10.12158/j.2096-3203.2023.02.007

基于龙伯格观测器的 MMC 子模块故障检测方法

李群¹,林金娇¹,邓富金²,周琦¹,陈双锋² (1. 国网江苏省电力有限公司电力科学研究院,江苏南京 211103;

2. 东南大学电气工程学院,江苏南京 210096)

摘 要:模块化多电平换流器(modular multilevel converter, MMC)由大量子模块(submodule, SM)串联构成, 是高压 大功率领域最有发展潜力的变换器之一。SM 功率开关开路故障和短路故障严重影响了 MMC 的可靠性, 给 MMC 稳定运行带了巨大挑战。因此, 为了快速地检测出故障 SM, 文中提出一种基于龙伯格观测器的 SM 功率开关故障 检测方法。首先, 分析 SM 故障特性, 根据 SM 电容电压变化的数学关系, 建立龙伯格观测器模型; 然后, 通过龙伯 格观测器计算 SM 电容电压估计值, 比较电容电压估计值与测量值, 实现 SM 功率开关故障检测; 最后, 在 PSCAD/ EMTDC 中搭建 MMC 系统仿真平台, 并在实验室搭建 MMC 实验平台进行验证。仿真和实验结果表明, 龙伯格观测 器能够准确有效地检测出 SM 开路故障和短路故障, 验证了该故障检测方法的可行性与有效性, 但要对每个 SM 进 行监测。

 关键词:模块化多电平换流器(MMC);子模块故障;故障检测;故障定位;龙伯格观测器;电容电压

 中图分类号:TM73
 文献标志码:A

 文章编号:2096-3203(2023)02-0058-09

0 引言

模块化多电平换流器(modular multilevel converter, MMC)凭借优良的输出电压波形和极高的传 输效率,在高压、大功率场景应用中广受青睐^[14]。 MMC 包含大量的子模块(submodule, SM),而每个 SM 包含了若干绝缘栅双极型晶体管(insulated gate bipolar transistor, IGBT)^[5-7],数目庞大的电力电子器 件投入使用导致系统发生故障的概率增加^[8-10],影 响 MMC 稳定运行。因此,有必要快速检测出 SM 中 IGBT 故障。目前, SM 故障诊断集成于每个 SM 控 制单元中,与操作电源等多种电源共用 SM 电容取 能,这种 SM 故障检测方式简单、速度快,但其每个 SM 单一光纤通道传输信息、多种电源共用回路的 结构易造成 SM 故障误判别、误传输的问题。

目前国内外已有诸多文献针对 MMC 中 SM 故 障检测新方法进行了相关研究。一类是人工智能 方法:文献[11-16]提出基于人工智能算法的故障检 测方法,能够有效检测出 SM 故障,但当 MMC 包含 大量 SM 时须采集大量数据,计算量大且参数设计 复杂。另一类是观测器方法:文献[17-18]提出基于 滑模观测器的 SM 故障检测方法,通过比较各种类 型故障特征与实际故障特征来进行 SM 故障检测, 但须对比大量故障特征,工程量大且过程复杂;文 献[19]提出基于扩展状态观测器的 SM 故障检测方 法,通过观测桥臂电压的变化来实现 SM 故障检测, 但检测方法中的最速微分跟踪器容易受噪声影响 且计算复杂;文献[20]提出基于卡尔曼滤波器的 SM开路故障检测方法,通过观测桥臂环流的变化 来实现 SM 故障检测,但须利用协方差矩阵实时更 新算法中的增益系数,算法复杂。从国内外研究现 状来看,无论是人工智能方法还是观测器方法,都 能够快速有效地检测出 SM 故障,但算法复杂,计算 量大。

基于上述分析,文中提出基于龙伯格观测器的 SM 故障检测方法,通过建立一个简单的龙伯格观 测器模型,根据故障模块电容电压变化特征来实现 故障诊断。该方法简化了故障检测过程,且只须设 置固定的算法增益系数即可实现故障的精确诊断, 极大简化了算法的复杂性,减少了计算量。首先介 绍 MMC 拓扑和工作原理,接着分析 SM 在各类功率 开关故障下的故障特性,然后提出基于龙伯格观测 器的故障检测方法,最后由仿真和实验结果证明文 中所提方法的有效性,为保证实际工程中 MMC 稳 定可靠运行提供了理论基础与研究方法。

1 MMC 拓扑和工作原理

MMC 拓扑如图 1(a) 所示, MMC 由 6 个桥臂组 成,每个桥臂由 N 个串联的 SM、1 个桥臂电感 L_s 和 1 个等效桥臂电阻 R 组成。同一相的上桥臂和下桥 臂组成一个相单元。 V_{dc} 为 MMC 的直流侧电压; u_{ga} 、 u_{gb} 、 u_{gc} 为交流侧三相电压; i_a 、 i_b 、 i_c 为三相电流; i_{uj} 、 i_{ij} 分别为上、下桥臂三相电流, j 可取 a、b、c。每个 SM

收稿日期:2022-09-17;修回日期:2022-12-22

由 2 个 IGBT(T_1, T_2)、2 个反并联二极管(D_1, D_2)以及 1 个储能电容(C)构成,如图 1(b)所示。



图 1 MMC 和 SM 的拓扑

Fig.1 Topologies of MMC and SM

在正常运行时,每个 SM 的投入与切除都可用 开关函数 S 表示,定义为:

$$S = \begin{cases} 1 & g_1 = 1; g_2 = 0 \\ 0 & g_1 = 0; g_2 = 1 \end{cases}$$
(1)

式中: g_1 、 g_2 分别为功率开关 T_1 和 T_2 的驱动信号。 当 S=1时, T_1 导通, T_2 关断,SM 输出电压 u_{sm} 为电容 电压 u_e ,SM 处于投入状态。当 S=0时, T_1 关断, T_2 导通,SM 输出电压 u_{sm} 为0,SM 处于切除状态。

正常运行时,每个 SM 有 4 种运行状态。以 a 相上桥臂 SM 为例,如表 1 所示。

表 1 正常运行时 SM 工作状态

```
Table 1 Operation modes of SM under normal operation
```

i_{ua}	S	T_1	T_2	С	u_c
>0	1	导通	关断	充电	增大
>0	0	关断	导通	旁路	不变
<0	1	导通	关断	放电	减小
<0	0	关断	导通	旁路	不变

当桥臂电流 $i_{ua}>0$ 且 S=1 时, i_{ua} 流过电容 C,电 容处于充电状态,电容电压 u_c 增大;当 $i_{ua}>0$ 且S=0时, i_{ua} 流过 T_2 ,电容处于旁路状态,电容电压不变; 当 $i_{ua}<0$ 且 S=1 时, i_{ua} 流过电容 C,电容处于放电状 态,电容电压 u_e 减小;当 $i_{ua} < 0 \pm S = 0$ 时, i_{ua} 流过二 极管 D_2 ,电容处于旁路状态,电容电压不变。因此, SM 电容电压变化 Δu_e 可以表示为:

$$\Delta u_c = \frac{1}{C} \int Si_{ua} dt \tag{2}$$

2 SM 故障特性分析

由于 IGBT 的过载能力较弱,过压、过流等容易 造成 IGBT 损坏,从而导致 MMC 中 SM 发生故障。 通常,IGBT 故障可以分为开路和短路 2 种^[21-24]。 IGBT 的短路故障会导致 SM 内产生较大的短路电 流^[25-27],因而 SM 驱动电路中一般会设置集成电路 保护,一旦检测到过电流,SM 内 2 个 IGBT 的驱动 信号就会立即被封锁,避免 IGBT 损坏^[28-30],从而保 证 MMC 能够稳定可靠运行。IGBT 开路故障亦会影 响 MMC 正常运行^[31-32]。文中将分别研究 SM 中 IGBT 开路故障和短路故障。

2.1 T₁开路故障

 T_1 发生开路故障,如图 2 所示,此时 SM 工作状态如表 2 所示。



图 2 T₁开路故障

Fig.2 T₁ open-circuit fault

表 2 T₁开路时 SM 工作状态

Table 2 Operation modes of SM under T₁ open-circuit fault

i_{ua}	S	T ₁	T_2	С	u_c
>0	1	开路	关断	充电	增大
>0	0	开路	导通	旁路	不变
<0	1	开路	关断	旁路	不变
<0	0	开路	导通	旁路	不变

当 $i_{ua}>0$ 且S=1时, i_{ua} 流过二极管 D_1 和电容 C,电容电压增加;当 $i_{ua}>0$ 且S=0时, i_{ua} 流过 T_2 ,电 容处于旁路状态,电容电压不变;当 $i_{ua}<0$ 且S=1时,由于 T_1 发生开路故障,电容无法放电,所以 i_{ua} 被 迫流过 D_2 而不是C和 T_1 ,此时电容处于旁路状态, 电容电压不变;当 $i_{ua}<0$ 且S=0时, i_{ua} 流过二极管 D_2 ,此时电容处于旁路状态,电容电压不变。因此, 此时模块中电容电压变化 Δu_c 可以表示为:

$$\Delta u_{c} = \begin{cases} \frac{1}{C} \int Si_{ua} dt & i_{ua} > 0\\ 0 & i_{ua} < 0 \end{cases}$$
(3)

2.2 T₂开路故障

T₂发生开路故障,如图 3 所示,此时 SM 工作状态如表 3 所示。



图 3 I, 开路故障	障	T。开路故	图 3
-------------	---	-------	-----

Fig.3 T₂ open-circuit fault

表 3 T2开路时 SM 工作状态

Table 3 Operation modes of SM under T₂ open-circuit fault

i_{ua}	S	T_1	T_2	С	u_c
>0	1	导通	开路	充电	增大
>0	0	关断	开路	充电	增大
<0	1	导通	开路	放电	减小
<0	0	关断	开路	旁路	不变

当 $i_{ua}>0$ 且S=1时,桥臂电流 i_{ua} 流过二极管 D₁和电容C,电容电压增加;当 $i_{ua}>0$ 且S=0时,由 于 T_2 开路, i_{ua} 无法正常流过 T_2 ,而被迫流经 D_1 和C, 对SM电容充电,此时电容电压增加;当 $i_{ua}<0$ 且S=1时, i_{ua} 流过 T_1 和电容C,电容放电,电容电压减小; 当 $i_{ua}<0$ 且S=0时, i_{ua} 流过二极管 D_2 ,电容处于旁 路状态,电容电压不变。因此,此时模块中电容电 压变化 Δu_e 可以表示为:

$$\Delta u_{c} = \begin{cases} \frac{1}{C} \int i_{ua} dt & i_{ua} > 0\\ \frac{1}{C} \int S i_{ua} dt & i_{ua} < 0 \end{cases}$$
(4)

2.3 T₁短路故障

T₁发生短路故障,在T₂给定驱动信号时,驱动 会检测出过流从而闭锁T₁和T₂的驱动信号,如图4 所示,此时SM工作状态如表4所示。



Fig.4 T₁ short-circuit fault

当 $i_{ua}>0$ 且S=1或0时, i_{ua} 流过电容,电容电压 增加;当 $i_{ua}<0$ 且S=1或0时, i_{ua} 流过C,电流 i_{ua} 对 电容进行放电,电容电压减小。因此,此时模块中 电容电压变化 Δu_c 如式(5)所示。

表 4 T₁短路时 SM 工作状态 Table 4 Operation modes of SM

under T₁ short-circuit fault

i_{ua}	S	T_1	T_2	С	u_c
>0	1	短路	关断	充电	增大
>0	0	短路	关断	充电	增大
<0	1	短路	关断	放电	减小
<0	0	短路	关断	放电	减小

$$\Delta u_c = \frac{1}{C} \int i_{ua} dt \tag{5}$$

2.4 T2短路故障

T₂发生短路故障,在T₁给定驱动信号时,驱动 会检测出过流从而闭锁T₁和T₂的驱动信号,如图5 所示,此时SM工作状态如表5所示。



图 5 T₂短路故障

Fig.5 T₂ short-circuit fault

表 5 T₂短路时 SM 工作状态

Table 5 Operation modes of SM under T₂ short-circuit fault

i_{ua}	S	T_1	T_2	С	u_c	
>0	1	关断	短路	旁路	不变	
>0	0	关断	短路	旁路	不变	
<0	1	关断	短路	旁路	不变	
<0	0	关断	短路	旁路	不变	

当 $i_{ua}>0$ 且S=1或0时, i_{ua} 流过短路 T_2 ,电容 旁路;当 $i_{ua}<0$ 且S=1或0时, i_{ua} 不流过电容,电容 旁路。因此,电容电压变化 Δu_c 可表示为:

$$\Delta u_c = 0 \tag{6}$$

3 SM 故障检测

根据 SM 故障特性, IGBT 故障会直接影响电容 电压。文中提出采用龙伯格观测器来估计电容电 压,通过比较电容电压估计值与测量值来检测故障。

3.1 基于龙伯格观测器的电容电压估计

龙伯格观测器分为2个部分:时间更新方程和 测量更新方程。时间更新方程主要起预测作用,测 量更新方程主要起校正作用。

根据 MMC 系统电路(即图 1)可得 SM 电容电 压 u_c为:

$$u_{c}(t) = u_{c}(t-1) + \frac{1}{C} \int_{t-1}^{t} i_{arm}(t) s(t) dt \quad (7)$$

式中: $u_e(t)$ 、 $u_e(t-1)$ 分别为t时刻、t-1时刻的电容 电压值; $i_{arm}(t)$ 为t时刻的桥臂电流值;s(t)为t时刻 的开关函数值。基于式(7)可构建针对电容电压观 测的龙伯格观测器。

3.1.1 时间更新

将式(7)离散化,可获得电容电压的预测状态 估计值为:

$$u_{c_{\rm c}}(k) = u_{c_{\rm c}}(k-1) + \frac{\Delta T}{C} i_{\rm arm}(k) s(k) \qquad (8)$$

式中: $u_{c_{p}}(k)$ 为 k 时刻电容电压的预测值; $u_{c_{c}}(k-1)$ 为k-1 时刻电容电压的估计值; ΔT 为采 样时间; $i_{arm}(k)$ 为k 时刻的桥臂电流值;s(k) 为k 时 刻的开关函数值。

3.1.2 测量更新

根据式(8),基于龙伯格观测器的电容电压的 估计值可表示为:

 $u_{e_{-e}}(k) = u_{e_{-p}}(k) + K(u_{e}(k) - u_{e_{-p}}(k))$ (9) 式中: $u_{e_{-e}}(k)$ 为k时刻电容电压的估计值; $u_{e}(k)$ 为k时刻电容电压的测量值;K为龙伯格观测器的增益 系数。

根据式(8)和式(9)可获得基于龙伯格观测器 的电容电压估计算法,如图 6 所示,其中 Z^{-1} 表示滞 后一个控制周期。



图 6 SM 电容电压估计

Fig.6 SM capacitance voltage estimation

3.2 SM 故障检测方法

MMC 正常运行时,根据式(2)、式(7)和式(8) 可知,模块中电容电压的估计值 $u_{e,c}$ 与测量值 u_e 接 近。若功率开关发生故障,根据式(3)—式(6)可 知,功率开关故障将影响电容电压的变化,因此,由 式(8)和式(9)确定的 k 时刻电容电压的估计值 $u_{e,e}(k)$ 将与测量值 $u_e(k)$ 相偏离。基于该原理,文 中提出基于龙伯格观测器的 SM 故障检测方法,图 7 为该方法检测第 i 个 SM 是否发生开关故障的具体 流程。

首先,采集第 i 个模块电容电压、开关状态、桥 臂电流,根据式(8) 计算 k 时刻电容电压的预测值 $u_{c,p}(k)$,根据式(9) 计算 k 时刻模块电容电压估计 值 $u_{c,c}(k)$ 。其次,将电容电压的估计值 $u_{c,c}(k)$ 和测 量值 $u_{c}(k)$ 进行比较。设 Δu_{t} 为电容电压误差阈值,



图 7 提出的故障检测方法流程

Fig.7 Flow chart of proposed fault detection method 若 $|u_{e_{c}}(k)-u_{e}(k)| > \Delta u_{i}$,且至少持续时间 Δt ,则认 为在 MMC 系统中该 SM 出现了故障;否则,认为 MMC 系统正常运行,此检测算法将继续执行。

4 仿真验证

为了验证文中提出的 SM 功率开关故障检测方法的有效性,利用软件 PSCAD/EMTDC 搭建 MMC并网系统模型进行仿真验证,系统参数见表 6。

表 6 MMC 仿真系统参数 Table 6 Parameters of MMC simulated system

参数	数值
额定直流电压 V _{dc} /kV	40
负载频率f/Hz	50
桥臂 SM 数量 N	20
SM 电容 C/mF	4
桥臂电感 L _s /mH	30
等效桥臂电阻 R/Ω	0.01
采样时间 $\Delta T/ms$	0.1
电容电压误差阈值 $\Delta u_t / kV$	0.1
持续时间 Δt/ms	3.0

4.1 正常状态仿真

图 8 显示了 MMC 正常运行时系统的运行性能。图 8 (a)给出了 a 相上桥臂电流 i_{ua} 和下桥臂电流 i_{la} ,图 8(b)给出了 a 相上桥臂 SM₁中电容电压的测量值 u_c 和估计值 $u_{c,e}$ 。此时,龙伯格观测器获得的估计值 u_c 和测量值 u_c 很接近。

4.2 T₁开路故障仿真

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM1中发生 T1开路故





障。图9给出了 a 相上桥臂电流 i_{ua} 、SM₁电容电压 的测量值 u_e 和估计值 $u_{e,e}$ 。故障发生前, SM₁ 电容 电压估计值与测量值基本一致。0.50 s 发生故障 后,随着时间的推移,电容电压估计值与测量值相 偏离,0.52 s 时检测出故障。因此,提出的故障检测 方法可有效检测出 SM₁ 出现故障,故障检测所需时 间为 0.02 s。



图 9 T₁开路故障时的仿真结果



4.3 T₂开路故障仿真

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁中发生 T₂开路故障。图 10 给出了 a 相上桥臂电流 i_{ua} 、SM₁电容电压的测量值 u_e 和估计值 $u_{e,e}$ 。故障发生前, SM₁ 电容电压估计值与测量值基本一致。0.50 s 发生故障后,随着时间的推移,电容电压估计值与测量值相

偏离,0.508 s 时检测出故障。因此,提出的故障检测方法可有效检测出 SM₁ 出现故障,故障检测所需时间为 0.008 s。





Fig.10 Simulation results under T₂ open-circuit fault

4.4 T₁短路故障仿真

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁中发生 T₁短路故障。图 11 给出了 a 相上桥臂电流 *i*_{ua}、SM₁电容电压的测量值 *u*_e和估计值 *u*_ec。故障发生前, SM₁ 电容电压估计值与测量值基本一致。0.50 s 发生故障后,随着时间的推移,电容电压估计值与测量值相偏离,0.508 s 时检测出故障。因此,提出的故障检测方法可有效检测出 SM₁ 出现故障,故障检测所需时间为 0.008 s。



图 11 T₁短路故障时的仿真结果



4.5 T₂短路故障仿真

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁中发生 T₂短路故障。图 12 给出了 a 相上桥臂电流 *i*_{ua}、SM₁电容电压

的测量值 u_e和估计值 u_ee。故障发生前, SM₁ 电容 电压估计值与测量值基本一致。0.50 s 发生故障 后,随着时间的推移,电容电压估计值与测量值相 偏离,0.506 s 时检测出故障。因此,提出的故障检 测方法可有效检测出 SM₁ 故障,故障检测所需时间 为0.006 s。



Fig.12 Simulation results under T₂ short-circuit fault

5 实验验证

为了验证提出的故障检测方法的可行性和有效性,在实验室搭建了 MMC 平台,如图 13 所示,直流电源用于支撑 MMC 直流侧电压,MMC 交流侧通过变压器连接到电网。系统控制算法在数字信号处理控制器中实现,控制器的驱动信号通过光纤传输到各个 SM 的驱动板上。系统参数如表 7 所示。



图 13 MMC 故障模拟平台 Fig.13 MMC fault simulation platform

5.1 T₁开路故障实验

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁发生 T₁开路故障, 实验波形如图 14 所示。故障发生前, SM₁电容电压

	表 7 MMC 实验系统	志参数		
Table 7	Parameters of MMC experimental system			
-	参数	数值		
	额定直流电压 V_{dc}/V	200		
	负载频率 f/Hz	50		
	桥臂 SM 数量 N	4		
	SM 电容 C/mF	3.5		
	桥臂电感 $L_{\rm s}/{ m mH}$	1.5		
	采样时间 $\Delta T/ms$	0.1		
	持续时间 Δt/ms	3.0		

估计值 u_{c_c}与测量值 u_c基本一致。故障发生后,上 桥臂电流 i_{ua}发生畸变,随着时间的推移,电容电压 估计值与测量值相偏移。提出的故障检测方法可 在故障发生 0.088 s 后检测出 SM₁发生故障。





5.2 T₂开路故障实验

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁发生 T₂开路故障, 实验波形如图 15 所示。故障发生前, SM₁电容电压 估计值 u_c与测量值 u_e基本一致。故障发生后, 上 桥臂电流 i_{ua}发生畸变, 随着时间的推移, 电容电压 估计值与测量值相偏离。提出的故障检测方法可 在故障发生 0.026 s 后检测出 SM₁发生故障。







5.3 T₁短路故障实验

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁发生 T₁短路故障, 实验波形如图 16 所示。故障发生前, SM₁电容电压 估计值 u_c与测量值 u_c基本一致。故障发生后, 上 桥臂电流 i_{ua}发生畸变, 随着时间的推移, 电容电压 估计值与测量值相偏离。提出的故障检测方法可 在故障发生 0.024 s 后检测出 SM₁发生故障。



图 16 T₁短路故障时的实验结果

Fig.16 Experiment results under T₁ short-circuit fault

5.4 T,短路故障实验

考虑 MMC 的 a 相上桥臂 SM₁发生 T₂短路故障, 实验波形如图 17 所示。故障发生前, SM₁电容电压 估计值 u_e与测量值 u_e基本一致。故障发生后, 上 桥臂电流 i_{ua}发生畸变, 随着时间的推移, 电容电压 估计值与测量值相偏离。提出的故障检测方法可 在故障发生 0.004 s 后检测出 SM₁发生故障。





Fig.17 Experiment results under T₂ short-circuit fault

6 结语

为了快速有效地检测出故障 SM,文中分析了 SM 故障特性,梳理 IGBT 开路或短路故障时 MMC 中电容电压变化规律。基于该故障特性,提出基于 龙伯格观测器的 MMC 故障检测方法,通过龙伯格 观测器,将 SM 电容电压测量值与估计值进行比较, 从而检测出故障 SM。该方法只要设置固定的算法 增益系数即可实现故障的精确诊断,降低了算法的 复杂性。仿真和实验结果均表明,所提基于龙伯格 观测器的故障检测方法能够准确有效地检测出 SM 开路故障和短路故障。

该方法计算较简单、所需测量信息较少且检测 准确率高,具有较强的工程应用价值。后续可开展 基于该检测方法的阀控跳闸装置研究,并研究其与 SM 控制单元中的故障诊断模块的联合检测方法, 不仅可以提升 SM 故障检出率,还能够辅助分析 SM 故障原因。实用 SM 故障检测方法的研究和应用可 为 MMC 稳定可靠运行提供技术保障。

致 谢

本文得到国网江苏省电力有限公司科技项目 "适应于城市电网的柔性互联及多潮流控制装置协 调运行关键技术研究"(J2021171)资助,谨此致谢!

参考文献:

[1] 李政轩,宋强,曾嵘,等. 海上风电中频汇集和分布式串联直 流输电系统[J]. 中国电机工程学报,2021,41(22):7608-7621.

LI Zhengxuan, SONG Qiang, ZENG Rong, et al. A novel HVDC system integrating offshore wind farms using series-connected distributed MMCs and medium-frequency AC collection network [J]. Proceedings of the CSEE, 2021, 41(22):7608-7621.

- [2] DENG F J, CHEN Z, KHAN M R, et al. Fault detection and localization method for modular multilevel converters [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2015, 30(5):2721-2732.
- [3] NGUYEN T H, AL HOSANI K, EL MOURSI M S, et al. An overview of modular multilevel converters in HVDC transmission systems with STATCOM operation during pole-to-pole DC short circuits[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2019, 34 (5):4137-4160.
- [4] 李鹏,林金娇,孔祥平. 统一潮流控制器在苏南 500 kV 电网中的应用[J]. 电力工程技术,2017,36(1):20-24.
 LI Peng,LIN Jinjiao,KONG Xiangping. Application of UPFC in the 500 kV southern power grid of Suzhou[J]. Electric Power Engineering Technology,2017,36(1):20-24.
- [5] XU J Z, ZHAO X B, JING H, et al. DC fault current clearance at the source side of HVDC grid using hybrid MMC [J]. IEEE Transactions on Power Delivery, 2020, 35(1):140-149.
- [6] LU M Z, HU J B, ZENG R, et al. Imbalance mechanism and balanced control of capacitor voltage for a hybrid modular multilevel converter [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2018,33(7):5686-5696.
- [7] 鲁晓军,向往,林卫星,等. 混合型模块化多电平换流器小信 号模型及其小信号稳定性研究[J]. 中国电机工程学报, 2019,39(24):7286-7298,7502.

LU Xiaojun, XIANG Wang, LIN Weixing, et al. Research on small signal modelling and small signal stability for hybrid modular multilevel converter [J]. Proceedings of the CSEE, 2019, 39 (24):7286-7298,7502.

- [8] 段军,谢晔源,朱铭炼,等. 模块化多电平换流阀子模块旁路 方案设计[J]. 电力工程技术,2020,39(4):207-213.
 DUAN Jun,XIE Yeyuan,ZHU Minglian, et al. Bypass scheme design for value sub-module of modular multi-level converter
 [J]. Electric Power Engineering Technology, 2020, 39(4): 207-213.
- [9] CHOI U M, BLAABJERG F, LEE K B. Study and handling methods of power IGBT module failures in power electronic converter systems [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2015,30(5):2517-2533.
- [10] 徐政,薛英林,张哲任. 大容量架空线柔性直流输电关键技

术及前景展望[J]. 中国电机工程学报,2014,34(29): 5051-5062.

XU Zheng, XUE Yinglin, ZHANG Zheren. VSC-HVDC technology suitable for bulk power overhead line transmission [J]. Proceedings of the CSEE, 2014, 34(29):5051-5062.

- [11] KIRANYAZ S, GASTLI A, BEN-BRAHIM L, et al. Real-time fault detection and identification for MMC using 1-D convolutional neural networks[J]. IEEE Transactions on Industrial Electronics, 2019,66(11):8760-8771.
- [12] YANG Q C, QIN J C, SAEEDIFARD M. SubModule failure detection methods for the modular multilevel converter [C]//2015 IEEE Energy Conversion Congress and Exposition (ECCE). Montreal, QC, Canada. IEEE, 2015:3331-3337.
- [13] YANG Q C, QIN J C, SAEEDIFARD M. Analysis, detection, and location of open-switch submodule failures in a modular multilevel converter [J]. IEEE Transactions on Power Delivery, 2016, 31(1):155-164.
- [14] ABDELSALAM M, MAREI M I, TENNAKOON S B. An integrated control strategy with fault detection and tolerant control capability based on capacitor voltage estimation for modular multilevel converters [J]. IEEE Transactions on Industry Applications, 2017, 53(3):2840-2851.
- [15] 李翠,刘振兴,柴利,等. 模块化多电平换流器的子模块开路故障检测方法[J]. 中国电机工程学报,2017,37(23):
 6995-7003,7091.

LI Cui, LIU Zhenxing, CHAI Li, et al. An open circuit fault detection method for sub-modules in modular multi-level converters [J]. Proceedings of the CSEE, 2017, 37(23): 6995-7003, 7091.

- [16] DENG F J, JIN M, LIU C K, et al. Switch open-circuit fault localization strategy for MMCs using sliding-time window based features extraction algorithm[J]. IEEE Transactions on Industrial Electronics, 2021, 68(10):10193-10206.
- [17] SHAO S, WATSON A J, CLARE J C, et al. Robustness analysis and experimental validation of a fault detection and isolation method for the modular multilevel converter [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2016, 31(5); 3794-3805.
- [18] SHAO S, WHEELER P W, CLARE J C, et al. Fault detection for modular multilevel converters based on sliding mode observer[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2013, 28 (11):4867-4872.
- [19] HU X, ZHANG J Z, XU S, et al. Detection and location of open-circuit fault for modular multilevel converter [J]. International Journal of Electrical Power & Energy Systems, 2020, 115:105425.
- [20] DENG F J, CHEN Z, KHAN M R, et al. Fault detection and localization method for modular multilevel converters [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2015, 30(5):2721-2732.
- [21] 刘方艳,汤亚芳. 基于新型滑模观测器的 MMC 子模块 IGBT 开路故障诊断方法[J]. 电力大数据,2020,23(8): 71-78.

LIU Fangyan, TANG Yafang. Open circuit fault diagnosis me-

thod of MMC sub-module IGBT based on sliding mode observer [J]. Power Systems and Big Data, 2020, 23(8):71-78.

[22] 刘黎,李康,黄萌,等. 基于电压电流特性曲线的 MMC 子模 块 IGBT 通态损耗在线计算方法[J]. 电力系统保护与控 制,2022,50(23):19-27.

LIU Li, LI Kang, HUANG Meng, et al. On-line calculation method of an IGBT on-state loss of an MMC sub-module based on a voltage and current characteristic curve[J]. Power System Protection and Control, 2022, 50(23):19-27.

[23] 张彼德,洪锡文,刘俊,等. 基于无监督学习的 MMC 子模块
 开路故障诊断方法[J]. 电力系统保护与控制,2021,49
 (12):98-105.

ZHANG Bide, HONG Xiwen, LIU Jun, et al. Diagnosis method for sub-module open-circuit fault in modular multilevel converter based on unsupervised learning [J]. Power System Protection and Control, 2021, 49(12):98-105.

[24] 马燕君,谭令其,马凯,等. 半桥型 MMC-HVDC 子模块故障 诊断与定位方法[J]. 高电压技术,2022,48(11):4600-4609.

MA Yanjun, TAN Lingqi, MA Kai, et al. A fault detection and location method for sub-module in half-bridge MMC-HVDC transmission system [J]. High Voltage Engineering, 2022, 48 (11):4600-4609.

[25] 周登波,宋述波,周勇,等. 基于桶排序和电压离散度阈值的 MMC 子模块电压均衡算法[J]. 电网与清洁能源,2022, 38(9):105-111.

ZHOU Dengbo, SONG Shubo, ZHOU Yong, et al. A voltage balancing algorithm for MMC submodules based on bucket sorting and voltage dispersion threshold [J]. Power System and Clean Energy, 2022, 38(9):105-111.

- [26] 于飞,王子豪,刘喜梅. 新型模块化多电平换流器的设计与应用[J]. 电力系统保护与控制,2022,50(1):69-77.
 YU Fei, WANG Zihao, LIU Ximei. A gradationally controlled modular multilevel converter and its application [J]. Power System Protection and Control,2022,50(1):69-77.
- [27] 姜斌,龚雁峰,李岩. 模块化多电平换流器子模块短路故障分析、检测与定位方法[J]. 南方电网技术,2019,13(3): 73-78,88.

JIANG Bin, GONG Yanfeng, LI Yan. Short-circuit fault analysis, detection and location method for sub-modules of modular multilevel converters[J]. Southern Power System Technology, 2019,13(3):73-78,88.

- [28] GENG Z, HAN M X, KHAN Z W, et al. Detection and localization strategy for switch open-circuit fault in modular multilevel converters [J]. IEEE Transactions on Power Delivery, 2020, 35 (6):2630-2640.
- [29] KRONE T, XU C Z, MERTENS A. Fast and easily implementable detection circuits for short circuits of power semiconductors[J]. IEEE Transactions on Industry Applications, 2017, 53 (3):2871-2879.
- [30] LAMB J, MIRAFZAL B. Open-circuit IGBT fault detection and location isolation for cascaded multilevel converters[J]. IEEE

Transactions on Industrial Electronics, 2017, 64 (6): 4846-4856.

- [31] 王宝安,张涵璐,邓富金. 基于拉依达准则的 MMC 子模块 开路故障定位[J]. 电力工程技术,2023,42(1):116-123.
 WANG Baoan, ZHANG Hanlu, DENG Fujin. Localization for MMC submodule open-circuit fault based on Pauta criterion
 [J]. Electric Power Engineering Technology, 2023, 42(1): 116-123.
- [32] 孙银山,杨晓平,任军辉. 一种具备故障自清除能力的 MMC 新型双子模块拓扑研究[J]. 高压电器, 2021, 57(8): 115-119.

SUN Yinshan, YANG Xiaoping, REN Junhui. Research on MMC novel dual sub-module topology with fault self-clearance capability [J]. High Voltage Apparatus, $2021, 57(8): 115\mathchar`-119.$

作者简介:



李群(1967),男,博士,研究员级高级工程师,从事柔性输电技术、FACTS技术在电力系统中的应用、新能源并网技术相关工作(E-mail:Qun_li@sina.com);

林金娇(1988),女,硕士,高级工程师,从 事柔性输电控制保护技术、特高压输电控制保 护技术相关工作;

邓富金(1983),男,博士,教授,研究方向 为电力电子变换器与柔性直流输电技术。

Fault detection method for modular multilevel converters based on Luenberger observer

LI Qun¹, LIN Jinjiao¹, DENG Fujin², ZHOU Qi¹, CHEN Shuangfeng²

(1. State Grid Jiangsu Electric Power Co., Ltd. Research Institute, Nanjing 211103, China;

2. School of Electrical Engineering, Southeast University, Nanjing 210096, China)

Abstract: Modular multilevel converter (MMC), which is composed of a large number of submodules (SM) connected in series, is one of the most promising converters in high voltage field. The open-circuit fault and short-circuit fault of the SM's power switch seriously affect the reliability of the MMC, and it brings great challenges to the stable operation of the MMC. Therefore, in order to quickly detect the faulty SM, a fault detection method of the SM's power switch in the MMC based on Luenberger observer is proposed. Firstly, the fault characteristic of the SM is analyzed, and the model of Luenberger observer is established according to the mathematical relation of the SM capacitor voltage change. Then, the estimated capacitor voltage is calculated by Luenberger observer, and the detection of the power switch fault is realized by comparing the estimated capacitor voltage. Finally, the simulation model of the MMC system based on the PSCAD/EMTDC and the experiment platform in the laboratory are respectively built. The simulation and experiment results show that the open-circuit and short-circuit fault of the SM can be detected correctly and effectively, which verifies the validity and feasibility of the proposed method, but each SM needs to be monitored.

Keywords: modular multilevel converter (MMC); submodule fault; fault detection; fault localization; Luenberger observer; capacitor voltage



66