基于 Vienna 整流器的直流充电桩三相 APFC 电路优化设计

邱志卓 杨阳 谢达城

江西应用技术职业学院, 江西赣州, 341000;

摘要:随着新能源汽车渗透率快速提升,直流充电桩作为核心补能设施,对功率密度、能效及电网兼容性的要求日益严苛。三相功率因数校正(APFC)电路是充电桩网侧关键环节,其性能直接决定系统能耗与电能质量。传统 APFC 拓扑存在开关损耗高、谐波污染严重等问题,难以适配高功率充电桩需求。Vienna 整流器凭借单级功率变换、低开关应力及高功率因数特性,成为三相 APFC 领域的优选方案,但现有设计在动态响应速度、轻载能效及拓扑结构简化方面仍有优化空间。本文针对直流充电桩应用场景,围绕 Vienna 整流器拓扑展开优化设计,通过改进调制策略、优化开关管选型及重构电路结构,旨在提升系统功率密度与能效,降低网侧谐波畸变率,为高功率直流充电桩的高效稳定运行提供技术支撑。

关键词: Vienna 整流器; 直流充电桩三相 APFC 电路优化设计

DOI: 10. 64216/3080-1508. 25. 11. 025

引言

随着电动汽车对大功率、高效率充电需求的激增,直流充电桩的性能至关重要。其前级 AC/DC 变换器需实现高质量的电能转换,要求网侧电流谐波低、功率因数高。Vienna 整流器拓扑因其天然的三电平整流特性,具有开关应力小、效率高、无需复杂解耦控制等优势,成为三相大功率因数校正(APFC)的理想选择。然而,其中点电位平衡、电流控制精度等问题仍是设计难点。本文旨在对基于 Vienna 整流器的 APFC 电路进行优化设计,通过改进调制策略与控制算法,以提升充电桩的整机效率、功率密度及并网电能质量,满足日益严格的行业标准。

1 Vienna 整流器与三相 APFC 电路基础理论

Vienna 整流器作为一种三电平 PWM 整流器,其核心拓扑由三相交流侧电感、二极管整流桥、两个分压电容及四个双向开关构成,相较于传统两电平整流器,三电平结构可使开关管承受的电压应力降至直流侧电压的一半,且输出电压纹波更小,为高功率场景应用奠定基础;其工作原理基于空间矢量脉宽调制(SVPWM)技术,通过控制双向开关的通断状态,使交流侧输入电流追踪电压波形,实现单位功率因数运行,同时利用分压电容维持直流侧中点电位稳定,确保输出电压的平稳性,而关键器件如 IGBT 开关管需结合电压等级、开关频率及损耗特性选型,电感则需兼顾纹波抑制与动态响应速度。三相 APFC(功率因数校正)电路作为直流充电桩网侧电

能质量优化的核心环节, 其基本原理是通过有源控制使 输入电流与电网电压同频同相,以消除谐波污染、提升 功率因数,从数学模型来看,可通过建立开关函数模型 描述电路拓扑与电流、电压的关系,利用傅里叶分析量 化谐波成分,再通过闭环控制实现谐波抑制;在直流充 电桩应用中, 需满足 GB/T18487.1 等标准对网侧电能质 量的要求,即功率因数≥0.95、电流总谐波畸变率(THD) ≤10%(高功率充电桩≤5%),以避免对电网造成冲击。 从适配性来看, Vienna 整流器与三相 APFC 电路的融合 具备显著优势,拓扑层面,三电平结构可直接匹配 APFC 电路对低开关应力、低谐波的需求, 无需额外增加功率 变换级,简化系统结构;能效与功率密度方面,Vienna 整流器的单级功率变换特性减少了能量转换损耗, 且三 电平拓扑可降低滤波元件参数,助力系统小型化;工程 应用中,其成熟的控制策略与器件选型方案,可快速适 配不同功率等级(如60kW、120kW)直流充电桩需求, 具备较高的可行性与实用性。

2 现有 Vienna 整流器 APFC 电路设计瓶颈分析

现有 Vienna 整流器 APFC 电路在直流充电桩应用中 虽具备基础优势,但设计瓶颈已制约其性能提升:典型 方案多采用传统三电平拓扑,依赖 SVPWM 或 PI 控制策 略,关键参数(电感、电容、开关频率)设计常以额定 工况为基准,缺乏对复杂场景的适配性。性能短板集中 体现在四方面:一是中点电位不平衡问题突出,直流侧 分压电容充放电差异易导致中点电位偏移,引发开关管 电压应力不均,影响电路稳定性;二是轻载工况下能效 损耗显著,传统控制策略无法根据负载变化动态调整开关状态,造成不必要的开关损耗,使转换效率大幅下降;三是高功率场景下开关应力过大,随着充电桩功率等级 提升(如120kW及以上),IGBT开关管承受的电压、电流应力超出安全阈值,缩短器件寿命;四是动态响应速度不足,当负载突变时,PI控制的滞后性导致输入电流无法快速追踪电压波形,暂态过程中谐波含量激增。工程应用案例进一步验证了这些瓶颈,以某60kW直流充电桩为例,其额定工况下功率因数约0.96、THD约8%,但轻载时效率降至88%以下,且中点电位波动幅度超过直流侧电压的10%,不仅影响充电桩输出稳定性,还会向电网注入额外谐波,增加电网治理成本,制约Vienna整流器APFC电路在高要求场景的规模化应用。

3 三相 APFC 电路优化设计方案

3.1 拓扑结构优化

三相 APFC 电路拓扑结构优化以解决传统 Vienna 整流器应用瓶颈为核心目标,从拓扑改进、功率扩展与成本控制三个维度构建方案体系。在改进型 Vienna 整流器拓扑设计方面,针对高功率场景下开关应力过大与中点电位波动问题,通过新增缓冲电路与耦合电感实现性能突破:缓冲电路采用 RC-D 钳位结构,并联于双向开关两端,可吸收开关动作时的电压尖峰,将开关管电压

应力降低 20%-30%, 同时抑制 dv/dt 干扰; 耦合电感则 替代传统独立电感,利用绕组间的磁耦合效应,减少交 流侧电流纹波幅度, 使纹波系数控制在5%以内, 且无需 增大电感体积,兼顾纹波抑制与功率密度提升。多模块 并联拓扑方案聚焦高功率扩展需求,采用3-5个Vienna 整流器子模块并联结构,通过均流控制策略实现各模块 电流均分,解决单模块功率上限不足问题——以 120kW 直流充电桩为例,3个40kW子模块并联可满足功率需求, 且单个模块故障时系统仍能降额运行,提升可靠性;同 时,并联结构可降低单个模块的电流应力,允许选用额 定电流更小的开关器件,平衡器件选型成本与系统性能。 拓扑简化设计则从工程应用经济性出发,通过优化器件 布局减少元件数量: 在保证三电平工作特性的前提下, 将传统拓扑中独立的续流二极管与开关管集成,采用复 合型 IGBT 器件替代分立元件,减少电路焊点与布线长 度,降低寄生参数影响;同时,简化直流侧分压电容连 接方式,通过对称布局与共用滤波支路,在不影响中点 电位稳定性的前提下,减少电容数量约30%,进一步压 缩电路体积与成本。上述优化方案并非孤立存在, 而是 通过拓扑改进提升核心性能、多模块并联实现功率扩展、 简化设计降低应用门槛,形成协同优化体系,可适配 60kW-200kW 不同功率等级的直流充电桩需求, 既解决传 统拓扑在高功率、高可靠性场景下的短板, 又兼顾工程 化应用的经济性与实用性。

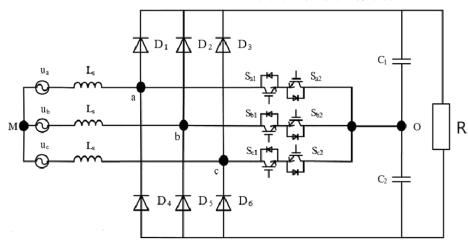


图 1: Vienna 整流器的直流充电桩三相 APFC 电路图

3.2 关键参数优化

三相 APFC 电路关键参数优化以平衡性能指标与工程实用性为核心,针对电感、直流侧电容及开关频率三

大核心参数,构建基于多目标优化的设计体系。电感参数优化需兼顾纹波抑制与能效平衡,传统设计常以额定负载下纹波系数≤5%为单一目标,易导致电感体积过大或轻载时损耗增加;优化方案通过建立电感值与纹波系

数、铜损/铁损的数学模型,结合充电桩典型负载特性(如 60%-100%额定负载占比超 80%),采用遗传算法求解最优电感值——以 120kW 充电桩为例,将电感值从传统 2mH 优化至 1.2mH,在保证额定负载纹波系数≤3%的同时,使轻载时铁损降低 15%,兼顾纹波抑制与能效提升。直流侧电容选型优化以中点电位平衡为核心导向,传统设计多采用等容值电容并联,易因电容参数偏差导致中点电位偏移;优化方案通过引入电容容值与中点电位波动的耦合模型,根据直流侧电压等级(如 750V)与负载波动范围,选用"主电容+辅助调节电容"的组合结构,主电容选用高频低阻型电解电容(如 470 μ F/900V)保证能量存储,辅助电容采用薄膜电容(如 100 μ F/900V)并配合动态充放电控制,使中点电位波动幅度从传统土10%降至±3%,同时延长电容使用寿命。开关频率自适

应调整策略突破传统固定频率设计的局限,传统固定频率(如 20kHz)在轻载时开关损耗占比超 40%,高功率时易引发电磁干扰;优化方案通过实时检测负载电流与电网电压畸变率,建立开关频率与负载率、THD 的映射关系——轻载时(负载率《30%)将频率降至 10kHz,减少开关损耗;额定负载时维持 20kHz,保证 THD《5%;高功率波动时(负载变化率》50%/s)提升至 30kHz,加快动态响应速度,实现开关频率随工况动态匹配,使全负载范围内转换效率提升 2%-3%。三大参数优化并非独立进行,而是通过建立参数间耦合关系模型,实现多参数协同优化,在保证电路稳定性与电能质量的前提下,进一步降低成本与体积,适配不同功率等级直流充电桩的工程需求。

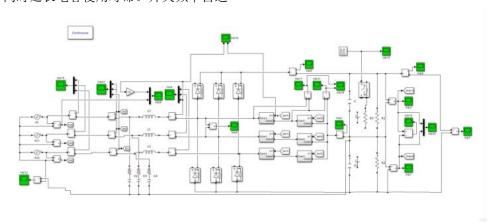


图 2: 三相 Vienna 整流器 APFC 电路优化设计

3.3 控制策略改进

三相APFC电路控制策略改进以突破传统控制局限、适配优化后拓扑与参数为目标,从精准控制、平衡调节、能效优化及动态响应四个维度构建升级体系。基于模型预测控制(MPC)的 APFC 控制算法,通过建立 Vienna整流器的离散数学模型,实时预测不同开关状态下的电流、电压响应,以网侧电流跟踪精度、直流侧电压稳定性及开关损耗为优化目标函数,动态选择最优开关组合,相比传统 SVPWM 控制,其电流跟踪误差降低 40%以上,且无需复杂的调制波生成环节,控制延迟缩短至微秒级,更适配高功率场景下的快速调节需求。中点电位平衡双闭环控制策略针对传统单闭环控制响应滞后问题,构建"电压外环+电流内环"的分层控制架构,外环实时检测直流侧总电压与中点电位偏差,生成电流内环的参考指令:内环通过调节各相开关占空比,精准分配分压电

容的充放电电流,结合电容电压差值的动态补偿系数,使中点电位波动幅度从±8%压缩至±2%,且在负载突变时仍能维持稳定,避免开关管因电压应力不均损坏。轻载模式下的脉冲跳跃控制(PSM)优化,通过实时检测负载电流值,当负载率低于30%时自动切换控制模式,不再维持连续的PWM开关状态,而是根据输出电压需求间歇性导通开关管,使开关动作次数减少60%-70%,同时通过优化脉冲跳跃间隔,避免输出电压纹波过度增大,实现轻载能效提升5%-8%,解决传统连续PWM控制在轻载时开关损耗占比过高的问题。动态负载下的前馈补偿控制,通过引入负载电流变化率的前馈通道,在检测到负载突变信号时,提前调整开关管驱动信号,补偿因负载变化导致的电流、电压波动,相比传统PI控制,其动态响应时间缩短50%以上,暂态过程中电流THD值控制在8%以内,有效抑制负载突变时的谐波激增现象,保

障电网侧电能质量稳定。

3.4 优化方向的联动与实际应用

三相 APFC 电路优化设计方案需实现拓扑结构、关 键参数与控制策略的深度协同,形成"结构-参数-控制" 三位一体的优化体系,同时兼顾不同功率等级直流充电 桩的工程适配性与技术创新性。在拓扑结构与参数优化 的联动层面,改进型 Vienna 整流器拓扑中新增的耦合 电感, 需与优化后的电感参数形成匹配——通过耦合电 感的磁耦合系数调整(优化至0.8-0.9),配合1.2-1.5mH 的电感值选型,可在减少电流纹波的同时降低铜损,相 比传统独立电感与固定参数组合,整体损耗减少 12%-15%; 而多模块并联拓扑中,每个子模块的电容选 型需采用"主电容+辅助调节电容"的组合,并通过参 数匹配确保各模块中点电位波动同步, 避免因模块间参 数差异导致的均流失衡, 使并联系统的电流不均衡度控 制在3%以内。在控制策略与拓扑、参数的适配层面,基 于模型预测控制 (MPC) 的算法需融入拓扑结构特性, 例如针对改讲型拓扑中的缓冲电路, MPC 需在预测开关 状态时考虑缓冲电容的充放电特性, 避免因忽略缓冲电 路动态导致的控制偏差: 开关频率自适应调整策略则需 结合电感与电容参数的频率特性,在10-30kHz的频率 范围内,确保不同频率下电感的纹波抑制能力与电容的 电压稳定能力达标,例如当频率降至 10kHz 时,通过电 感参数优化保证纹波系数仍≤5%, 避免因频率降低引发 的性能下降。

4 结束语

综上,本文针对 Vienna 整流器在直流充电桩三相

APFC 电路中的应用瓶颈,从拓扑结构、关键参数与控制 策略三方面提出协同优化方案:通过改进型拓扑降低开 关应力,参数优化平衡能效与纹波,MPC 与双闭环控制 提升稳定性,有效解决传统设计痛点。该方案为高功率 直流充电桩网侧电能质量优化提供可行路径,后续可进一步探索宽禁带器件适配与 V2G 协同控制,推动技术向 更高效、智能的方向发展,助力新能源汽车充电基础设施升级。

参考文献

- [1]严庆增,刘晔,孙百强,等.基于DSOGI-PLL的无滤波器参数Vienna整流器电流过零点畸变抑制策略[J].实验技术与管理,2025,42(07):134-142.
- [2] 柏泽龙, 谭文毕, 张浩, 等. 基于MATLAB/Simulink的 VIENNA 整流器双闭环反馈控制[J]. 大众标准化, 2025, (11): 128-130.
- [3] 俞炳荣. 基于变频空调的 Vienna 整流器研究[D]. 广东工业大学, 2025.
- [4] 杨陈,鲍杰,陈良亮,等. VIENNA-LLC 型充电模块阻 抗建模与稳定性分析[J]. 吉林大学学报(信息科学版), 2025, 43(03):565-574.

作者简介:邱志卓(1992.04—),男,汉族,江西赣州人,华东交通大学硕士研究生,江西应用技术职业学院讲师,主要研究方向:电力电子技术。

基金项目: 江西省教育厅科学技术研究项目《基于 AP FC 的直流充电桩整流技术研究》(项目编号: GJJ204 915)。