doi:10.11887/j.cn.202206021

http://journal. nudt. edu. cn

电传动装甲车辆负载功率预测实时能量管理策略

陈路明,廖自力,魏曙光,张 征 (陆军装甲兵学院兵器与控制系,北京 100072)

摘 要:针对电传动装甲车辆负载功率预测功能缺失导致控制作用滞后的问题,提出一种具有较高负载 功率预测精度的实时能量管理策略。在分析整车结构的基础上,采用理论分析和数据拟合方法,建立各动力 源数学模型。将差分自回归移动平均模型和自适应马尔可夫链两种预测方法相结合,设计非平稳趋势性负 载功率组合预测方法。在非线性模型预测控制框架下,构建多目标优化函数,采用序列二次规划法在有限时 域内实时求解最优控制指令,优化多动力源协调控制过程。依托硬件在环仿真平台进行多路面行驶实验,对 比有无功率预测的能量管理控制效果。结果表明,改进的实时能量管理策略对未来负载功率具有较好的预 见性,能够显著优化多动力源协调控制过程,提升车辆燃油经济性,稳定母线电压和电池荷电状态,对传统模 型预测控制下的工程应用场景具有一定借鉴意义。

关键词:电传动;功率预测;模型预测控制;能量管理策略 中图分类号:TJ81 文献标志码:A 开放科学(资源服务)标识码(OSID): 文章编号:1001-2486(2022)06-173-11



Real-time energy management strategy for electric drive armored vehicles with load power prediction

CHEN Luming, LIAO Zili, WEI Shuguang, ZHANG Zheng

(Weapons and Control Department, Army Academy of Armored Forces, Beijing 100072, China)

Abstract: Aiming at the lack of load power prediction function in electric drive armored vehicles leading to the lag of control action, a realtime energy management strategy with higher load power prediction accuracy was proposed. Based on analyzing the whole vehicle's structure, each power source's mathematical model was established using theoretical analysis and data fitting methods. Combining the two forecasting methods of auto regressive integrated moving average model and adaptive Markov chain, a combination forecasting method of non-stationary trend load power was designed. Under the framework of nonlinear model predictive control, a multi-objective optimization function was constructed, and the sequential quadratic programming method was utilized to solve the optimal control command in real-time in the finite time domain. The multi-power source was optimized and coordinated. Relying on the hardware-in-the-loop simulation platform, multi-road driving experiments were carried out, and energy management control effects with or without power prediction method were compared. The results show that the improved real-time energy management strategy has good predictability for future load power. It can significantly optimize the coordinated control process of multiple power sources, improve vehicle fuel economy, stabilize bus voltage and battery state of charge. Moreover, it has specific reference significance in engineering application scenarios under traditional model predictive control.

Keywords: electric drive; power prediction; model predictive control; energy management strategy

传统装甲车辆多采用机械传动方案,即以发 动机作为原动机,通过机械传动装置将功率流传 递到末端车轮,驱动车辆行驶。这种结构方案路 径简单、可靠性高且技术成熟,在装甲车辆中得到 广泛应用^[1]。但是随着新军事变革的不断推进, 传统机械结构在机动、防护、火力以及油耗等方面 逐步接近极限,制约了战斗力的跃升。电传动方 案具有无级变速、低速大扭矩、电压和功率等级 高、柔性布线便捷以及节能减排等优点,成为未来 装甲车辆的重要发展方向^[2]。

电传动装甲车辆通常包含两种以上动力源, 通过控制电能产生、变换、传输和存储等过程,赋 予整车多电压和多功率等级供电能力。由于不同 动力源工作特性差异较大,如何根据负载功率需 求,协调控制多动力源输出成为制约电传动车辆 性能发挥的关键。文献[3]采用小波变换和模糊

^{*} 收稿日期:2020-11-10

基金项目:国家自然科学基金资助项目(51507190);国家部委基金资助项目(301051102) 作者简介:陈路明(1991—),男,河北石家庄人,助理研究员,博士,E-mail:295170692@qq.com; 廖自力(通信作者),男,教授,博士,博士生导师,E-mail:zili_liao@163.com

控制相结合的方法,对电传动装甲车辆中多动力 源进行功率分流,提升了系统工作效率。文 献[4]针对未来战斗车辆,提出了一种基于神经 网络和模糊控制的混合动力系统能量管理策略, 增强了车辆对工况的适应性。文献[5]对比了多 种串联式装甲车辆系统结构方案,制定了固定 规则的功率分配策略,仿真验证了可行性。然 而,上述研究主要以当前时刻负载功率为参考, 下达控制指令时车辆实际状态已发生改变,导 致控制作用滞后。由于电传动装甲车辆大多工 作在复杂非道路工况,路面特征无法通过全球 定位系统(global positioning system, GPS)等传统 外部信号源预先获取,而国内外关于装甲车辆 工况预测的研究鲜有报道,迫切需要开展针对 性研究工作。

因此,本文以8×8轮式电传动装甲车辆为研 究对象,提出一种具有负载功率预测功能的实时 能量管理策略,并采用仿真方法验证所提控制策 略的可行性。

1 电传动系统建模与控制方案设计

1.1 系统结构分析

根据动力流路径,串联式电传动装甲车辆可 分为前功率链和后功率链,图1给出了8×8轮式 电传动装甲车辆结构。其中,前功率链为发动 机-发电机组、动力电池组和超级电容组,后功率 链为8个轮毂驱动电机以及若干辅助用电设备。



图 1 车辆电传动系统结构 Fig. 1 Structure of vehicle electric drive system

1.2 系统动力源建模

1.2.1 发动机模型

为提高柴油发动机的工作效率,采用最佳燃油消耗曲线跟踪控制方式^[6],根据发动机目标功率 P_e^* ,查表得到静态目标转速 n_e^* 和目标转矩 T_e^* 。由于存在响应延迟,动态调整过程可等效为惯性加延时环节,即

$$\begin{cases} T_{e} = \frac{e^{-\kappa_{1}s}}{\tau_{1}s+1} T_{e}^{*} \\ n_{e} = \frac{e^{-\kappa_{2}s}}{\tau_{2}s+1} n_{e}^{*} \end{cases}$$
(1)

其中, T_e 为实际转矩, n_e 为实际转速, κ_1 和 κ_2 分别为转矩和转速的纯滞后延时, τ_1 和 τ_2 分别为转 矩和转速的惯性时间常数。 发动机曲轴端的机械输出功率为:

$$P_{e} = \frac{T_{e}n_{e}}{9550} = \frac{T_{e}^{*}n_{e}^{*}e^{-(\kappa_{1}+\kappa_{2})s}}{9550(\tau_{1}s+1)(\tau_{2}s+1)}$$
(2)

由发动机万有特性曲线可知,发动机的燃油 消耗率由转矩和转速唯一确定,即

$$\dot{\xi} = f_{\text{fuel}}(T_{\text{e}}, n_{\text{e}}) \tag{3}$$

式中, *ξ* 为单位功率的发动机燃油消耗质量, *f*_{tuel} 为万有特性曲线中发动机燃油消耗率关于实际转矩和实际转速的二维拟合曲面函数。

为便于积分计算,将式(3)进行单位变换。

$$\dot{\zeta} = \frac{P_e \dot{\xi}}{3.6 \times 10^6 \rho} \tag{4}$$

式中: $\dot{\zeta}$ 为单位时间的发动机燃油消耗体积; ρ 为 柴油燃料密度,取 0.85 g/ml。

1.2.2 发电机模型

由发电机 map 图可知,发电机工作效率与转速和转矩相关,即

$$\boldsymbol{\eta}_{\mathrm{g}} = \boldsymbol{g}_{\mathrm{map}}(\boldsymbol{T}_{\mathrm{g}}, \boldsymbol{n}_{\mathrm{g}}) \tag{5}$$

式中, η_{g} 为发电机工作效率, g_{map} 为效率关于实际转矩和实际转速的二维拟合曲面函数, T_{g} 为实际转矩, n_{g} 为实际转速。

发动机机械动力输出轴与发电机转子轴采用 刚性方式连接,二者转速相同,可用式(1)中定义 的发动机实际转速替代发电机实际转速,则发电 机的目标转矩为:

$$T_{\rm g}^* = \frac{9\ 550P_{\rm g}^*}{n_{\rm e}} \tag{6}$$

式中, T_{g}^{*} 为目标转矩, P_{g}^{*} 为目标功率。

发电机转矩响应迅速,忽略延时对精度影响 不显著,该动态过程可等效为小惯性环节^[7],即

$$T_{\rm g} = \frac{T_{\rm g}^*}{\tau_3 s + 1}$$
(7)

将式(6)、式(7)代入式(5),化简得:

$$\boldsymbol{\eta}_{\mathrm{g}} = \boldsymbol{g}_{\mathrm{mapl}} \left(\boldsymbol{P}_{\mathrm{g}}^{*}, \boldsymbol{n}_{\mathrm{g}} \right) \tag{8}$$

式中,g_{mapl}为发电机效率关于目标功率和实际转速的二维拟合曲面函数。

1.2.3 动力电池模型

动力电池采用等效电路模型,电流关系为:

$$E_{\rm bat} - I_{\rm bat} R_{\rm bat} - U_{\rm bat} = 0 \tag{9}$$

式中, E_{bat} 为电池开路电压, I_{bat} 为电池电流, R_{bat} 为电池内阻, U_{bat} 为电池端电压。

式(9)两边同乘电流,得功率平衡方程[8]

$$P_{\text{bat}} = U_{\text{bat}} I_{\text{bat}} = E_{\text{bat}} I_{\text{bat}} - I_{\text{bat}}^2 R_{\text{bat}}$$
(10)
式中, P_{bat}为电池输出功率。

电池荷电状态(state of charge, SOC)定义为:

$$S_{\text{bat}} = \frac{Q_{\text{rem}} - Q_{\text{used}}}{Q_{\text{full}}} = \frac{Q_{\text{rem}}}{Q_{\text{full}}} - \frac{\int_{0}^{0} I_{\text{bat}} dt}{3\ 600 Q_{\text{full}}} \quad (11)$$

式中, S_{bat} 为电池荷电状态, Q_{rem} 为初始时刻剩余容量, Q_{used} 为t时段内消耗容量, Q_{full} 为额定容量。

将式(10)和(11)联立,并求导可得:

$$\dot{S}_{\rm bat} = \frac{\sqrt{E_{\rm bat}^2 - 4P_{\rm bat}R_{\rm bat}} - E_{\rm bat}}{7\ 200R_{\rm bat}Q_{\rm full}}$$
(12)

1.2.4 双向 DC/DC 模型

双向 DC/DC 可对直流电压进行等级变换,具 有 Boost 和 Buck 两种模式^[9]。在 Boost 模式下从 电池吸收电能释放到直流母线,在 Buck 模式下从 母线吸收电能存储到电池,电压关系为:

$$U_{\rm out} = \begin{cases} \frac{U_{\rm in}}{1 - \alpha} & \text{Boost} \\ \alpha U_{\rm in} & \text{Buck} \end{cases}$$
(13)

式中,*U*_{in}为输入侧电压,*U*_{out}为输出侧电压,α为导通占空比。

由于存在效率损失,变换前后电流关系为:

$$I_{\text{out}} = \begin{cases} (1 - \alpha) I_{\text{in}} \eta_{\text{dc}} & \text{Boost} \\ I_{\text{in}} \eta_{\text{dc}} & \text{Buck} \end{cases}$$
(14)

式中, I_{in} 为输入侧电流, I_{out} 为输出侧电流, η_{dc} 为 DC/DC 工作效率。

由试验数据可知,DC/DC 工作效率由输出功 率决定,对二者进行多项式拟合,可得:

$$\boldsymbol{\eta}_{\rm dc} = \boldsymbol{h}_{\rm dc} (\boldsymbol{P}_{\rm dc}) \tag{15}$$

式中, h_{de}为 DC/DC 效率关于输出功率的一维拟合曲线函数, P_{de}为 DC/DC 输出功率。

1.2.5 超级电容模型

超级电容的功率平衡方程为

$$P_{\rm sc}^* = U_{\rm sc}I_{\rm sc} = CU_{\rm sc}\frac{\mathrm{d}U_{\rm sc}}{\mathrm{d}t}$$
(16)

式中, P_{sc}^* 为超级电容理论输出功率, I_{sc} 为充放电 电流,C为电容值, U_{sc} 为端电压。

由于存在内阻损耗,实际输出功率 P_{sc}为

$$P_{\rm sc} = \begin{cases} P_{\rm sc}^* \eta_{\rm sc} & P_{\rm sc}^* \ge 0\\ \frac{P_{\rm sc}^*}{\eta_{\rm sc}} & P_{\rm sc}^* < 0 \end{cases}$$
(17)

式中, η_{sc}为超级电容工作效率。

超级电容的工作效率与输出功率有关,可由 实际采样数据通过多项式拟合得到。

$$\eta_{\rm sc} = \delta_{\rm sc} (P_{\rm sc}) \tag{18}$$

式中, **s**_s, 为效率关于功率的一维拟合曲线函数。

1.3 能量管理控制方案

非线性模型预测控制(nonlinear model predictive control, NMPC)通常将预测时域内的 P步扰动变量视为定值,但实际扰动变量是持续 变化的,简单定值化处理势必降低控制精度^[10]。 为此,本文利用非平稳负载功率组合预测方法 预测未来 P 步的负载功率变化,作为 NMPC 参 考扰动变量信号,在有限时域内在线滚动优化 求解,确定最优控制量。能量管理方案如图 2 所示。



图 2 能量管理控制方案 Fig. 2 Energy management control scheme

2 非平稳负载功率组合预测方法设计

2.1 差分自回归移动平均模型预测方法

差分自回归移动平均模型(auto regressive integrated moving average model, ARIMA)能够利用历史数据进行统计分析,消除随机波动的影响,适用于短期和超短期预测^[11]。

2.1.1 差分处理

设非平稳趋势性观测样本为 X_1, X_2, \dots, X_n , 经d阶后向差分后,得到平稳序列

 $\nabla^{d} X_{k} = (1 - B)^{d} X_{k} = W_{k} \quad k = d + 1, \dots, n$

(19)

式中, ∇^{a} 为d阶差分算子,B为线性滞后算子, X_{k} 为非平稳时间序列, W_{k} 为平稳时间序列。

W_k满足条件

 $\varphi(B)(W_k - \mu) = \theta(B)\varepsilon_k$ (20) 式中, φ 为自回归参数向量, μ 为平稳样本序列均 值, θ 为移动参数平均向量, ε_k 为零均值、方差为 σ_s^2 的平稳白噪声。

2.1.2 模型定阶

 $\hat{\varphi}_{kk}$

根据截尾性确定模型阶数,可得:

$$\hat{\rho}_{k} = \frac{\sum_{i=1}^{n-k} (W_{i} - \overline{W}) (W_{i+k} - \hat{\rho}_{k})}{\sum_{i=1}^{n} (W_{i} - \overline{W})^{2}}$$

$$= \begin{cases} \hat{\rho}_{1} & k = 1 \\ \hat{\rho}_{k} - \sum_{j=1}^{k-1} \hat{\varphi}_{k-1,j} \hat{\rho}_{k-j} \\ 1 - \sum_{j=1}^{k-1} \hat{\varphi}_{k-1,j} \hat{\rho}_{j} \end{cases} \quad k = 2, 3, \cdots, n$$

$$(21)$$

其中, $\hat{\rho}_k$ 为样本自相关系数的估计值, \overline{W} 为样本 均值, $\hat{\varphi}_{kt}$ 为样本偏自相关函数的估计值。

依据赤池准则,确定阶数 p 和 q 的值,即

min $K(p,q) = n \ln \hat{\sigma}_s^2 + 2(p+q+1)$ (23) 式中:n 为样本容量; σ_s^2 为拟合模型残差的方差; $\hat{\sigma}_s^2$ 为 σ_s^2 的估计,与 p 和 q 有关。

2.1.3 参数估计

ARIMA 模型参数 *p* 和 *q* 采用极大似然估计 方法通过迭代方式计算得到,似然函数为:

$$L(\boldsymbol{\varphi},\boldsymbol{\theta},\boldsymbol{\sigma}_{\varepsilon}^{2}) = (2\pi)^{-n/2} (\det \boldsymbol{\Gamma}_{n})^{-1/2} \cdot \exp\left(-\frac{1}{2}\boldsymbol{W}_{n}^{\prime}\boldsymbol{\Gamma}_{n}^{-1}\boldsymbol{W}_{n}\right)$$
(24)

式中, $\boldsymbol{\Gamma}_n = E(\boldsymbol{W}_n \boldsymbol{W}'_n)_{\circ}$

2.1.4 多步预测

对平稳序列 W_k 复原得到非平稳序列 X_k 。

$$\hat{X}_k = (\nabla^d)^{-1} \hat{W}_k \tag{25}$$

式中, \hat{X}_{k} 为非平稳序列的预测估计值, \hat{W}_{k} 为平稳 序列的预测估计值。

2.2 自适应马尔可夫链预测方法

马尔可夫链适用于预测平稳随机序列,可在 线更新状态转移矩阵状态。

2.2.1 状态栅格化处理

若变量论域范围为[X_{min}, X_{max}],根据预测精 度和硬件能力,对论域进行栅格化处理。

$$S_{i} = \frac{X_{\max} - X_{\min}}{2r} (2i - 1) + X_{\min} \quad i = 1, 2, \dots, r$$

(26)

式中,*S_i*为第*i*个栅格状态,*r*为栅格数量。 采用最近邻域法对 *N*个样本数据进行分类。

$$X_{i} \in S_{\arg\min \|X_{i} - S_{i}\|}$$
 $j = 1, 2, \cdots, N$ (27)

式中, arg min 为使得公式达到最小值时变量 *i* 的 取值, **∥・** ∥为欧几里得范数。

2.2.2 窗口状态转移矩阵计算

截取临近 N 个样本历史数据,计算该窗口空间内由状态 S_i转移到 S_i的概率 p_{ij}。

$$p_{ij} = \frac{M_{ij}}{\sum_{i=1}^{N} M_{ij}}$$
(28)

式中, M_{ij} 为由栅格状态 S_i 转移到 S_j 的次数。

因此,可得第i个窗口的状态转移矩阵 P_i 为:

$$\boldsymbol{P}_{i} = \begin{bmatrix} p_{11} & p_{12} & \cdots & p_{1r} \\ p_{21} & p_{22} & \cdots & p_{2r} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ p_{r1} & p_{r2} & \cdots & p_{rr} \end{bmatrix} \quad i = 1, 2, \cdots, r \quad (29)$$

2.2.3 自适应更新状态转移矩阵

为实现多场景在线应用,采用遗忘因子方法, 对历史数据赋予不同权重系数,以消除数据饱和 现象,加强当前数据的影响^[12]。

采用线性递减方式,设置遗忘因子权重系数。

$$\rho_i = \frac{2i}{(\gamma+1)\gamma} \quad i = 1, 2, \cdots, r \tag{30}$$

式中, ρ_i 为第i个窗口状态转移矩阵的权重系数, γ 为历史记录的窗口状态转移矩阵数量。

更新得到下一时刻状态转移矩阵估计 值 **P**_{i+1}。

$$\hat{\boldsymbol{P}}_{i+1} = \sum_{i=1}^{+\infty} \rho_i \boldsymbol{P}_i \qquad (31)$$

该状态转移矩阵估计值的展开式为:

$$\hat{\boldsymbol{P}}_{i+1} = \begin{bmatrix} \hat{p}_{11} & \hat{p}_{12} & \cdots & \hat{p}_{1r} \\ \hat{p}_{21} & \hat{p}_{22} & \cdots & \hat{p}_{2r} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \hat{p}_{r1} & \hat{p}_{r2} & \cdots & \hat{p}_{rr} \end{bmatrix} \quad i = 1, 2, \cdots, r \quad (32)$$

式中, P_{ij} 为i+1时刻各状态转移概率的估计值。 2.2.4 一步预测

若当前时刻的栅格状态为 *S_i*,根据状态转移 矩阵估计值,对下一时刻状态进行一步预测。

 $j_{max} = \arg \max(\hat{p}_{ij}) \quad j = 1, 2, \dots, r$ (33) 式中, j_{max} 为预测下一时刻的栅格状态标号, arg max为使公式达到最大值时变量 *j* 的取值。

对栅格状态进行清晰化处理,可得:

$$\hat{X}_{i+1} = \frac{X_{\max} - X_{\min}}{2r} (2j_{\max} - 1) + X_{\min} \quad (34)$$

式中, Â_{i+1}为一步预测值。

2.3 组合功率预测方法设计

为提高预测精度,发挥不同预测方法的优势,

利用 ARIMA 进行平稳趋势性预测,利用马尔可夫 链进行非稳态残差预测,构建组合预测方法,原理 结构如图 3 所示。



图 3 组合功率预测方法 Fig. 3 Joint power prediction method

3 非线性模型预测控制方案设计

非线性模型预测控制是一种起源于工业控制 领域的先进控制方法,可为车辆的实时优化过程 提供可靠的控制框架^[13]。

3.1 非线性预测模型

联立式(4)和式(8),可得发动机 – 发电机组的油耗优化项为:

$$\zeta = \int_{t=t_0}^{t_k} \frac{P_{\rm eg}\dot{\xi}}{3.6 \times 10^6 \rho \eta_{\rm g}} dt \qquad (35)$$

式中, ζ 为[t_0 , t_k]时间段内的发动机燃油消耗体积, P_{eg} 为发动机 – 发电机组输出到直流母线的功率。

联立式(12)和式(15),可得动力电池和双向 DC/DC 的 SOC 优化项为:

$$S_{\text{bat}} \begin{cases} \int_{t=t_{0}}^{t_{k}} \frac{\sqrt{E_{\text{bat}}^{2} - \frac{4P_{\text{bd}}R_{\text{bat}}}{\eta_{\text{dc}}}} - E_{\text{bat}}}{7 \ 200R_{\text{bat}}Q_{\text{full}}} \text{d}t & P_{\text{bd}} \ge 0\\ \int_{t=t_{0}}^{t_{k}} \frac{\sqrt{E_{\text{bat}}^{2} - 4P_{\text{bd}}\eta_{\text{dc}}R_{\text{bat}}} - E_{\text{bat}}}{7 \ 200R_{\text{bat}}Q_{\text{full}}} \text{d}t & P_{\text{bd}} \ge 0 \end{cases}$$
(36)

其中, P_{bd} 为动力电池和双向 DC/DC 输出到直流 母线的功率。

联立式(16)和式(17),可得直流母线电压的 优化项为

$$U_{\rm sc} = \begin{cases} \sqrt{2 \int_{t=t_0}^{t_k} \frac{P_{\rm sc}}{C \eta_{\rm sc}} dt + U_{\rm sc0}^2} & P_{\rm sc} \ge 0\\ \sqrt{2 \int_{t=t_0}^{t_k} \frac{P_{\rm sc} \eta_{\rm sc}}{C} dt + U_{\rm sc0}^2} & P_{\rm sc} < 0 \end{cases}$$
(37)

其中, U_{se0}为初始 t₀ 时刻直流母线电压值。 根据前后功率链平衡关系可得:

$$P_{\rm reg} = P_{\rm eg} + P_{\rm bd} + P_{\rm sc} \tag{38}$$

式中, *P*_{req}为各类负载由直流母线吸收的功率。 据此,可以得到非线性预测模型表达式。

$$\begin{cases} \dot{\boldsymbol{x}} = f(\boldsymbol{x}, \boldsymbol{u}, \boldsymbol{v}) \\ \boldsymbol{y} = g(\boldsymbol{x}, \boldsymbol{u}, \boldsymbol{v}) \end{cases}$$
(39)

其中, \mathbf{x} 、 \mathbf{u} 、v和 \mathbf{y} 分别为状态向量、控制向量、扰 动量和输出向量,各自展开式分别为[ζ , S_{bat} , U_{sc}]^T、[P_{eg} , P_{bd}]^T、 P_{req} 和[ζ , S_{bat} , U_{sc}]^T。

在稳态工作点邻域内进行泰勒级数展开,忽略二次以上高阶项,得到线性化模型^[14]。

$$\begin{cases} \dot{\boldsymbol{x}} = \boldsymbol{A}\boldsymbol{x} + \boldsymbol{B}_1 \boldsymbol{u} + \boldsymbol{B}_2 \boldsymbol{v} \\ \boldsymbol{y} = \boldsymbol{C}\boldsymbol{x} \end{cases}$$
(40)

其中,A、 B_1 、 B_2 和C分别为3×3维的状态系数 矩阵、3×2维的控制系数矩阵、3×1维的扰动系 数矩阵、3×3维的单位输出系数矩阵。

为便于计算机应用,对线性化模型进行精确 离散化处理,可得:

$$\begin{cases} \boldsymbol{x}(k+1) = \boldsymbol{G}\boldsymbol{x}(k) + \boldsymbol{H}_1\boldsymbol{u}(k) + \boldsymbol{H}_2\boldsymbol{v}(k) \\ \boldsymbol{y}(k) = \boldsymbol{C}\boldsymbol{x}(k) \end{cases}$$
(41)

其中,G、 H_1 和 H_2 分别为3×3维离散状态系数 矩阵,3×2维离散控制系数矩阵,3×1维离散扰 动系数矩阵。

3.2 在线滚动优化

在有限时域内,建立关于发动机油耗、直流母 线电压和动力电池 SOC 的多目标优化函数。

$$J = \alpha_{1} \sum_{i=1}^{P} \hat{\zeta}(k+i|k)^{2} + \alpha_{2} \sum_{i=1}^{P} [\hat{U}_{sc}(k+i|k) - U_{ref}]^{2} + \alpha_{3} \sum_{i=1}^{P} [\hat{S}_{bat}(k+i|k) - S_{bat,ref}]^{2}$$
(42)

式中, U_{ref}和 S_{bat,ref}分别为直流母线电压和动力电 池 SOC 的期望值, P 为预测时域长度, α_1 , α_2 和 α_3 分别为体现驾驶员操作意图的优化权重系数。当 发动机油耗的权重系数调大时, 发动机趋向在高 效区域平稳变化, 功率响应速度较慢, 为维持前后 功率链平衡, 动力电池频繁充放电, SOC 稳定效 果变差,甚至当需求功率变化幅度超过电池能力 范围后,会造成母线电压的大幅波动;同理,当直 流母线电压或动力电池 SOC 的权重系数改变时, 也会影响其他优化项的输出效果,α₁、α₂ 和 α₃ 通 过仿真获得,分别取 0.6、0.5、0.3。

为降低计算开支,假设 *M*(*M* < *P*)步以后控制变量保持不变^[15],联立式(38)和式(39),加入不等式约束条件,得二次规划的一般形式。

$$\min J = \frac{1}{2} \hat{\boldsymbol{u}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{H} \hat{\boldsymbol{u}} + \hat{\boldsymbol{u}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{h}$$
s. t.
$$\begin{cases} S_{\text{batmin}} \leq S_{\text{bat}} \leq S_{\text{batmax}} \\ U_{\text{scmin}} \leq U_{\text{sc}} \leq U_{\text{scmax}} \\ P_{\text{egmin}} \leq P_{\text{eg}} \leq P_{\text{egmax}} \\ P_{\text{bdmin}} \leq P_{\text{bd}} \leq P_{\text{bdmax}} \\ P_{\text{reqmin}} \leq P_{\text{req}} \leq P_{\text{reqmax}} \end{cases}$$
(43)

式中, *û* 为预测时域内 2*M* 维的估计控制列向量, *H* 为 2*M*×2*M* 维的二次控制系数对称正定矩阵, *h* 为 2*M* 维的一次控制系数列向量,右下角标注 min 和 max 分别代表变量的最小值和最大值。

采用积极集法将不等式约束二次规划问题转 化为有限个等式约束二次规划问题,求解得到下 一时刻预测时域内的最优控制序列 *a*^{*}。

$$\hat{u}^* = \arg \min J$$
 (44)

在单计算周期内,仅将最优控制序列首个元 素施加到系统,并在下一个时刻重复上述过程。

3.3 误差反馈校正

由于存在扰动和时变,预测模型与实际装置 不可能完全一致。而在线滚动优化本质属于有限 时域的开环控制,无法解决误差累加问题。为此, 引入误差反馈校正环节,将总和误差反馈到系统, 以实现系统闭环无偏差跟踪^[16]。

若当前时刻预测误差为:

 $d(k) = y(k) - \hat{y}(k|k-1)$ (45)

假设下一时刻预测时域内各变量误差不变。 $\hat{y}(k+i|k) = y(k+i|k) + d(k)$ $i = 1, 2, \dots, P$ (46)

式中,y(k+i|k)和 $\hat{y}(k+i|k)$ 分别为误差校正前、 后的输出估计值。

4 仿真实验与结果分析

本文采用硬件在环仿真平台对所提的实时能 量管理策略进行验证。硬件在环仿真实验能够真 实模拟数据交互过程,极大缩短控制算法开发周 期,降低安全风险和经济成本。该硬件在环仿真 平台结构如图4所示。



图 4 硬件在环仿真平台 Fig. 4 Hardware-in-loop simulation platform

平台包括控制系统、驾驶员操纵系统、动力学 实时仿真系统、车载综合电力系统以及高压低压 负载系统5部分,其中驾驶员操控系统通过串口 通信分别与控制系统和动力学实时仿真系统相 连,其余4个系统通过Flexray总线进行数据交 互。能量管理算法以代码形式下载到DSP中央 控制器中,对整车进行实时控制。

车辆参数和控制参数如表1所示。由于当前 尚无针对电传动装甲车辆的标准测试工况,选取 相同控制参数的无预测模型预测控制作为基准, 在两种典型路面进行仿真实验。

4.1 水泥路面行驶工况

车辆初始时刻为静止状态,母线电压和电池 SOC 分别为 750 V 和 60%,在驾驶员加速、转向 以及制动等操控指令下的仿真结果如图 5 所示。

由图 5(a)驾驶信号可知,车辆在 2~18 s进



(a) Driver control instructions

农工 干刑令女刑注刑令女	表 1	车辆参数和控制参数
--------------	-----	-----------

· 179 ·

Tab. 1 Vehicle parameters and control parameters

	1	1
类型	参数	量值
车辆	发动机额定功率/kW	330
	发动机最大转矩/N•m	2 100
	发动机工作转速/(r/min)	[1 000, 2 100]
	电池额定电压/V	700
	电池额定容量/A・h	100
	超级电容容值/F	912
	超级电容电压/V	7.89
	DC/DC 最大功率/kW	200
	DC/DC 最大电流/A	300
控制	差分算子阶数	1
	功率论域/kW	[-150,450]
	功率栅格数量	25
	窗口样本数量	100
	权重系数	[0.6, 0.5, 0.3]
	预测时域	9
	控制时域	3
	控制周期/s	0.5
	参考母线电压/V	750
	参考 SOC/%	60

大加速度为 4.05 m/s²; 在 21~62 s 进行缓慢加 减速直线行驶, 最高车速达到 83.16 km/h; 车辆 在 67~139 s 进行中低速蛇形转向, 最高车速不 超过 52.56 km/h; 在 145~166 s 方向盘向右打 满, 车辆进行小半径原地转向; 在 180~230 s 进 行高速行进间蛇形转向, 最高车速达到 62.28 km/h; 其他时间车辆为静止状态。





Fig. 5 Real-time energy management control results under cement roads

图 5(b)所示的负载功率变化曲线表明,整个 行驶过程中负载功率呈现非平稳趋势性变化特 征,单一 ARIMA 预测方法对于平稳趋势性变化预 测较为准确,但在非平稳功率预测时出现较大跳 变,预测精度较低;组合预测方法能够以较高精度 预测负载非平稳趋势性功率变化,最大偏差不超 过 20 kW,验证了组合方法在提升非平稳趋势性 功率预测精度方面的有效性。

对比图 5(c)和图 5(d)功率分配结果可以看 出,相较于无预测控制,有预测控制中发动机 - 发 电机组频繁参与功率调节过程,动力电池通过更 加快速的充放电优化发动机工作状态,超级电容 瞬时最大充放电功率减小了 100 kW,表明负载功 率预测环节能够为优化控制环节预先提供有价值 的参考信息,提升了多动力源协调控制水平。

根据图 5(e) 和图 5(f) 可知, 无、有预测控制 的直流母线电压波动范围分别为 69.23 V 和 44.67 V, 电池 SOC 波动范围分别为 6.34 % 和 4.32 %, 这证明了有预测控制在并行优化多个指 标方面的优势。图 5(g) 和图 5(h) 分别为无、有





预测控制条件下的发动机工作点分布,可以看 出无预测控制中发动机工作点分布较为分散, 部分工作点偏离最佳油耗曲线较远,而有预测 控制中发动机工作点较为集中地分布在最佳油耗 曲线附近,且在1200~1800 r/min 以及1000~ 1700 N·m的高效区间内分布比例更大。这体 现了有预测控制在优化发动机工作状态,提升燃 油经济性方面的突出效果。

4.2 冰雪路面行驶工况

车辆在冰雪路面行驶工况下的初始状态与水 泥路面行驶工况设置相同,在驾驶员加速、转向以 及制动等操控指令下的仿真结果如图6所示。

图 6(a)为车辆在冰雪路面行驶的驾驶信号 及车速信息,车辆在 2~20 s进行快速加减速直 线行驶,由于路面附着系数较低,车轮存在滑转, 最高车速为 52.56 km/h,最大加速度为 3.32 m/s², 均低于水泥路面行驶效果;在 24~58 s进行缓慢 加减速直线行驶,最高车速达到 72.36 km/h;在 62~120 s进行中低速蛇形转向,最高车速不超过



(b) 负载功率预测(b) Load power prediction



(d) 有功率预测的功率分配(d) Power allocation with power prediction



图 6 冰雪路面下实时能量管理控制结果

Fig. 6 Real-time energy management control results under icy and snowy roads

32.04 km/h;在135~151 s方向盘向左打满,进 行小半径原地转向;车辆在161~211 s进行行进 间高速蛇形转向,最高车速达到60.84 km/h;其 他时间车辆为静止状态。

根据图 6(b)可知,单一 ARIMA 预测方法非 平稳功率预测精度较低,最大误差达到 110 kW, 而组合预测方法能够有效应对非平稳变化过程, 最大预测误差不超过 30 kW,证明了组合预测方 法对非平稳趋势性功率预测的有效性。

图 6(c)和图 6(d)分别为无、有功率预测的 功率分配结果,可以看出,相较于无预测控制,有 预测控制下发动机 - 发电机组功率输出更加平 稳,负载功率变化时动力电池介入调节工作更早, 超级电容功率波动幅值和频率显著降低,证明了 预测环节对于预先调节动力源工作状态的提升 效果。

通过对比图 6(e)和图 6(f)直流母线电压和 电池 SOC 变化可知,无、有预测控制的直流母线 电压波动范围分别为 108.21 V 和 61.58 V,电池 SOC 波动范围分别为 4.47 % 和 3.86 %,这证明 了有预测控制在并行优化多个指标方面的优势。 由图 6(g)和图 6(h)可知,无预测控制中发动机 工作点分布较为分散,尤其在 1 000~1 400 r/min 转速区间部分工作点偏离最佳油耗曲线较远,而 有预测控制中发动机工作点集中地分布在最佳油 耗曲线附近,仅有少量工作点偏离较远。这体现 了有预测控制在优化发动机工作状态,提升燃油 经济性方面的突出效果。

5 结论

论文以8×8轮式电传动装甲车辆为研究对 象,分析了电传动装甲车辆的电功率耦合结构特 点和发动机、发电机等关键部件特性,提出了一种 具有负载功率预测功能的实时能量管理策略,并 进行硬件在环仿真验证,具体结论如下:

 1)针对负载功率呈现的非平稳趋势性变化 特点,提出了ARIMA和马尔可夫链的组合预测方法,分别对平稳趋势性变化的主体部分和非平稳 无趋势性变化的残差部分进行预测,提高了对负 载功率的预测精度。

2)以非线性预测模型控制方法为框架,构建 了降低发动机油耗、稳定母线电压以及电池 SOC 的多目标优化函数,并采用序列二次规划法进行 在线滚动求解,将最优控制序列首个元素应用于 被控对象,有效提升了车辆能量管理水平。

3)依托硬件在环实时仿真平台,分别在水 泥、冰雪两种典型路面上,设计了高、低速直驶与 转向联合工况实验,对基于负载功率预测的实时 能量管理策略进行验证。结果表明,相比于传统 无功率预测的非线性模型预测控制方法,所提控 制方法显著提升了母线电压和电池 SOC 稳定精 度,优化了发动机燃油经济性,为基于模型预测控 制的工程应用提供一个新的思路。

参考文献(References)

- [1] 臧克茂. 陆战平台全电化技术研究综述[J]. 装甲兵工程 学院学报, 2011, 25(1):1-7.
 ZANG K M. Study on the all-electric technology of land warfare platform[J]. Journal of Academy of Armored Force Engineering, 2011, 25(1):1-7. (in Chinese)
 [2] 马晓军,袁东,项字,等. 陆战平台综合电力系统及其关
- [2] 马晚车, 泉东, 坝手, 寺. 陆战平台综合电力系统发共关键技术研究[J]. 兵工学报, 2017, 38(2): 396-406. MA X J, YUAN D, XIANG Y, et al. Research on integrated power system and its key techniques of ground combat platform[J]. Acta Armamentarii, 2017, 38(2): 396-406. (in Chinese)
- [3] 廖自力,项宇,刘春光,等. 电传动装甲车辆混合动力系统功率流控制策略[J]. 兵工学报,2017,38(12): 2289-2300.

LIAO Z L, XIANG Y, LIU C G, et al. Power flow control strategy of hybrid power system of electric drive armored vehicle[J]. Acta Armamentarii, 2017, 38(12): 2289 – 2300. (in Chinese)

[4] LI H, XU D Z, WANG L. Application of fuzzy algorithms based on neural networks to the hybrid energy management systems of future combat vehicles [C]//Proceedings of 2018 International Conference on Sensor Networks and Signal Processing, 2018: 475-481.

- [5] 魏曙光,刘健,可荣硕,等.装甲车辆串联型混合动力方案设计与分析[J].电气传动,2020,50(3):73-79.
 WEISG,LIUJ, KERS, et al. Design and analysis of series hybrid power schemes for armed vehicle[J]. Electric Drive, 2020, 50(3):73-79. (in Chinese)
- [6] HU Z L, DENG K Y, CUI Y, et al. Steady-state and transient control strategies for a two-stage turbocharged diesel engine [J]. Proceedings of the Institution of Mechanical Engineers, Part D: Journal of Automobile Engineering, 2018, 232(9): 1167 – 1179.
- [7] BIZZARRI F, BRAMBILLA A, MILANO F. Simplified model to study the induction generator effect of the subsynchronous resonance phenomenon [J]. IEEE Transactions on Energy Conversion, 2018, 33 (2): 889 – 892.
- [8] YAZDANI A, BIDARVATAN M. Real-time optimal control of power management in a fuel cell hybrid electric vehicle: a comparative analysis [J]. SAE International Journal of Alternative Powertrains, 2018, 7(1): 43-54.
- [9] 窦晓波,全相军,陈峰,等.应用于超级电容双向 DC/DC 变换器的鲁棒控制[J].中国电机工程学报,2018,38(1):223-231,359.
 DOU X B, QUAN X J, CHEN F, et al. Robust control of bidirectional DC/DC convert for super capacitor application[J]. Proceedings of the CSEE, 2018, 38(1):223-231,359. (in Chinese)
- [10] XIANG Y, MA X J, XU H L, et al. The power flow control strategy of electric armored vehicle multi power system [C]// Proceedings of IEEE Vehicle Power and Propulsion Conference, 2016: 1-6.
- [11] 王鼎杰,吕汉峰,吴杰.基于微惯导随机误差时间序列建模的改进组合导航方法[J].国防科技大学学报,2016,38(6):64-69.
 WANG D J, LYU H F, WU J. ARMA-based stochastic modeling method for improving the performance of low-cost MIMU/GNSS integration [J]. Journal of National University of Defense Technology, 2016, 38(6):64-69. (in Chinese)
- [12] KIM P S. A finite memory structure smoother with recursive form using forgetting factor [J]. Mathematical Problems in Engineering, 2017, 2017; 1-6.
- [13] SAEED J, NIAKINEZHAD M, FERNANDO N, et al. Model predictive control of an electric vehicle motor drive integrated battery charger [C]//Proceedings of IEEE 13th International Conference on Compatibility, Power Electronics and Power Engineering, 2019: 1-6.
- [14] 李睿,吴迎年.电动机功耗效率反馈线性化非线性控制器设计[J].系统仿真学报,2019,31(12):2845-2852.
 LI R, WU Y N. Design of feedback linearization nonlinear controller for asynchronous motor power[J]. Journal of System Simulation, 2019, 31(12):2845-2852. (in Chinese)
- [15] BATRA M, MCPHEE J, AZAD N L. Real-time model predictive control of connected electric vehicles [J]. Vehicle System Dynamics, 2019, 57(11): 1720 – 1743.
- [16] ZHANG B, ZHANG J Y, XU F G, et al. Optimal control of power-split hybrid electric powertrains with minimization of energy consumption [J]. Applied Energy, 2020, 266: 114873.