基于广义似然比检验算法的IM定子故障诊断

郭丽娜,张桂香

(郑州铁路职业技术学院 电气工程学院,河南 郑州 454000)

摘要:围绕闭环控制下逆变器驱动感应电机(IM)系统的定子故障问题,设计了一种新型的基于广义似然 比检验算法的定子故障诊断方法。IM定子故障通常从匝间短路开始,可演变为相间或相对地故障,从而导致 定子电流不平衡。所提出的诊断方法首先进行定子电流对称分量计算,然后基于最大似然估计器估计基频和 三相相量,并应用广义似然比检验实现不平衡故障诊断。在1.5 kW IM测试平台上,用与定子绕组串联的附加 电阻模拟故障,并进行了故障诊断测试,实验结果验证了新方案可对IM定子故障进行有效检测。

关键词:广义似然比检验;感应电机;最大似然估计;定子故障诊断

中图分类号:TM346 文献标识码:A DOI:10.19457/j.1001-2095.dqcd21942

Fault Diagnosis of IM Stator Based on Generalized Likelihood Ratio Test Algorithm GUO Lina, ZHANG Guixiang

(School of Electrical Engineering, Zhengzhou Railway Vocational & Technical College, Zhengzhou 454000, Henan, China)

Abstract: A new method of stator fault diagnosis based on generalized likelihood ratio test(GLRT) algorithm was designed around the problem of stator faults in an inverter-driven induction motor(IM) system with closed-loop control. IM stator failure usually starts with the interturn short circuit, and may evolve into phase-to-phase or phase-to-ground faults, resulting in stator currents unbalance. In the proposed diagnosis method, the symmetrical components of the stator current were calculated firstly, then the fundamental frequency and the three-phase phasors based on the maximum likelihood estimator were estimated, and GLRT was applied to achieve unbalanced fault detection. On the 1.5 kW IM test platform, an additional resistance connected in series with the stator winding was used to simulate the fault and then the fault diagnostic test was performed. The experimental results verify that the new scheme can effectively diagnose the stator fault of the IM.

Key words: generalized likelihood ratio test(GLRT); induction motor(IM); maximum likelihood estimation; stator fault diagnosis

感应电机(induction motor, IM)由于成本低、 性能优良被广泛应用于各类工业场景中^{III}。尽管 IM可靠性较高,但随着使用年限的增加,其仍会 出现多种故障^{I2I}。因为定子绕组绝缘劣化可导致 定子故障^{I3I},若得不到有效规避,则可能导致更为 严重的后果,故必须开发IM的主动监控算法,以 在早期检测IM绕组不平衡,以提高系统可靠性。

IM的状态监测方案种类较多^[4-5],但这些方法 大部分需要改变系统布局,同时成本也将增加。 故无需额外装置而仅分析电流信号的诊断方法 应用前景最广^[6]。这涉及两方面内容:1)故障特 征提取;2)故障自动诊断。基于电流分析的IM定 子故障特征提取,目前有频谱分析法^[7]、Hilbert变 换^[8]、经验模态分解^[9]、谐波平面检测法^[10]和对称 分量分析法^[11]等。关于故障自动诊断任务,目前 最新的研究集中在人工智能技术方面^[12-13]。但人 工智能为黑箱数据处理结构,计算负担高,难以 在工程实际中应用。

因此,本文引入统计学中广义似然比检验 (generalized likelihood ratio test,GLRT)到IM定子 故障检测中,设计了一种新型的故障诊断方法。 文献[11]中的研究表明,在三相平衡电压下,负序

基金项目:河南省教育科学"十三五"规划2020年度一般课题(2020YB0547);

河南省教育科学"十三五"规划2020年度一般课题(2020YB0690)

作者简介:郭丽娜(1981—),女,硕士,讲师,Email:glna8118@163.com

和零序电流的相角和幅值可被视为稳定状态下 IM定子故障的可靠指征。此外,对于闭环控制 IM驱动系统,电机电流会受到控制回路的影响, 这可能会影响到故障诊断。实际上,电流,转速 和磁通闭环控制带宽均可能会对故障信号产生 影响。对此引入GLRT算法,可突出受故障影响 的IM电流对称分量,并能够可靠指示定子故障, 实现准确的故障诊断。其中对三相电流采用最 大似然估计(maximum likelihood estimation,MLE) 来估计三相相量,并将GLRT算法用于不平衡故 障检测。与基于FFT的诊断分析不同,MLE不依 赖于频谱分析,而是使用时间信号模型来估计, 从而增强了故障检测性能。

1 对称分量估计

对于由三相逆变器驱动的IM而言,每相定子 电压都是经由PWM调制生成,由于开关频率较高, 故可认为流经定子绕组的电流为正弦波,可表示为

$$\begin{aligned} x_k[n] &= a_k \cos(\omega_0 n + \varphi_k) + b_k[n] \\ &= \frac{a_k}{2} \left(e^{j(\omega_0 n + \varphi_k)} + e^{-j(\omega_0 n + \varphi_k)} \right) + b_k[n] \end{aligned}$$
(1)

式中: ω_0 为基角频率; a_k , φ_k 分别为第k相电流(k=0,1,2)的幅度和初始相位; $b_k[n](n=0,1,\dots,N-1)$ 为额外噪声,N为总采样个数。

通常,在含有N个采样点的时间窗内对三相 电流进行观察,故式(1)给出的信号模型可用矩 阵形式表示如下:

 $X = G(\omega_0)C + B$

(2)

其中

$$\mathbf{X} = \begin{bmatrix} x_0[0] & x_1[0] & x_2[0] \\ x_0[1] & x_1[1] & x_2[1] \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ x_0[N-1] & x_1[N-1] & x_2[N-1] \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{G}(\omega_0) = \begin{bmatrix} \mathbf{g}(\omega_0) & \mathbf{g}(\omega_0)^* \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{g}(\omega_0) = \begin{bmatrix} 1 & e^{j\omega_0} & \cdots & e^{j\omega_0(N-1)} \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$
$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} \mathbf{c} \\ \mathbf{c}^* \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} c_0 & c_1 & c_2 \\ c_0^* & c_1^* & c_2^* \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{c}_k = \frac{a_k}{2} e^{j\varphi_k}$$
$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} b_0[0] & b_1[0] & b_2[0] \\ b_0[1] & b_1[1] & b_2[1] \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ b_0[N-1] & b_1[N-1] & b_2[N-1] \end{bmatrix}$$

式中:"*"代表复共轭;c_k为第k相上的固定相分

量;B为噪声分量。

图1为三相IM在三相电流平衡和不平衡下的 相量图。在三相平衡条件下,固定相量为*c*_k= *c*₀e^{-2jkm3},在不平衡条件下,幅值或相移将发生改变。



图 1 定子正常和故障条件下的相量图 Fig.1 Phasor diagram under healthy and faulty stator conditions

为了估计 ω_0 和 c_k ,可改写式(2)中信号模型, 令x为一个3N×1的向量,其由矩阵X的列向量构成,如下式所示:

$$\boldsymbol{x} = \begin{bmatrix} x_0 & x_1 & x_2 \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$
(3)

其中 $x_k = [x_k[0], x_k[1], \cdots, x_k[N-1]]$ 式中: x_k 为第k相电流。

因此,式(2)中的信号模型可描述如下:

$$\boldsymbol{x} = [\boldsymbol{I} \otimes \boldsymbol{G}(\boldsymbol{\omega}_0)] \, \tilde{\boldsymbol{c}} + \boldsymbol{b} \tag{4}$$

其中
$$\tilde{c}=[c \ c^*]^T \ b \sim N(0, \sigma^2 I)$$

式中: "⊗"为克罗内克积; I 为 $3N \times 3N$ 单位矩阵; b 为

附加噪声,为具有零均值和方差为**o**°的白高斯噪声。

本文所提出的方法分为以下两个实施阶段: 1)基于三相定子电流测量,使用 MLE 估计 ω_0 和 c_k ;2)基于GLRT区分故障工况和正常工况。

对于式(2)中信号模型, ω_0 的MLE由下式给出: $\hat{\omega}_0 = \arg\min_{\omega} \operatorname{Tr} \left[P_c^{\perp}(\omega) \hat{R} \right] = \arg\min_{\omega} \frac{1}{3} \sum_{k=0}^{2} \mathbf{x}_k P_c(\omega) \mathbf{x}_k$

其中
$$P_{c}^{\perp}(\omega)=I-P_{c}(\omega)$$

 $P_{c}(\omega)=G(\omega)[G^{\mathsf{T}}(\omega)G(\omega)]^{-1}G^{\mathsf{T}}(\omega)$
式中: $P_{c}^{\perp}(\omega)$ 为 $G^{\mathsf{T}}(\omega)$ 内核的正交投影; $P_{c}(\omega)$

式中: $P_c^{\perp}(\omega)$ 为 $G^{\mathsf{T}}(\omega)$ 内核的正交投影; $P_c(\omega)$ 为 $G(\omega)$ 的正交投影。

(5)

 \hat{R} 为 $N \times N$ 样本协方差矩阵,定义为

$$\hat{R} = \frac{1}{3} X X^{\mathrm{T}} = \frac{1}{3} \sum_{k=0}^{2} x_{k} x_{k}^{\mathrm{T}}$$
(6)

值得注意的是,上述最小化问题求解难度较 小,因为其属于一维空间,后续采用单纯形搜索 法处理即可。*C*的MLE由下式给出:

$$\hat{\boldsymbol{C}} = [\boldsymbol{G}^{\mathrm{T}}(\boldsymbol{\omega}_{0})\boldsymbol{G}(\boldsymbol{\omega}_{0})]^{-1}\boldsymbol{G}^{\mathrm{T}}(\boldsymbol{\omega}_{0})\boldsymbol{X}$$
(7)

其中,ω₀未知时,可由式(5)中的最大似然估计值代 替。相量估计完成后可计算出正负序和零序分量。 对称分量可使用Fortescue变换来计算如下:

$$\begin{bmatrix} u_z \\ u_+ \\ u_- \end{bmatrix} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & e^{2j\pi/3} & e^{-2j\pi/3} \\ 1 & e^{-2j\pi/3} & e^{2j\pi/3} \end{bmatrix} \boldsymbol{c}^{\mathrm{T}}$$
(8)

式中: u_{2} , u_{4} 和 u_{-} 分别为三相相量c的正、负序和零 序分量。

c可用式(7)中的估计值代替。进一步可通过对 相角,以及负序和零序电流进行分析,从而判定 定子故障。

2 基于GLRT的定子故障诊断

定子故障检测可描述为两个假设检验问题 如下:

1) H_0 :三相电流平衡,即 $c_k = c_0 e^{-2jk\pi/3}$ 。

2)H₁:由于定子故障,三相电流不平衡。

由于假设*H*₀和*H*₁的概率密度函数具有未知 参数,故两者为复合假设。在这种情况下,最佳 检测通常是未知的。因此,考虑采用GLRT算法, 其未知参数由其MLE估计值取代。

假设检验将基于对称分量进行。由于在三 相IM驱动系统中通常使用三相三线制,零序分量 始终为零,故对负序电流执行假设检验即可。

2.1 假设检验

IM 正常运行(H_0)或出现定子故障(H_1)。 H_0 和 H_1 可重写为如下数学形式:

$$\begin{cases} H_0: u_- = \mathbf{T} \mathbf{c}^{\mathrm{T}} = \mathbf{0} \\ H_1: u_- = \mathbf{T} \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \neq \mathbf{0} \end{cases}$$
(9)

其中 $T=1/3[1 e^{-2j\pi/3} e^{2j\pi/3}] \sigma^2 > 0$ c的实部和虚部可表示如下:

$$\bar{\boldsymbol{u}} = \begin{bmatrix} \operatorname{Re}(\boldsymbol{u}_{-}) \\ \operatorname{Im}(\boldsymbol{u}_{-}) \end{bmatrix} = \boldsymbol{R}\bar{\boldsymbol{c}} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} \boldsymbol{R}_{0} & \boldsymbol{R}_{1} & \boldsymbol{R}_{2} \end{bmatrix} \bar{\boldsymbol{c}} \quad (10)$$

其中

$$\bar{\boldsymbol{c}} = \left[\operatorname{Re}(c_0) \operatorname{Im}(c_0) \operatorname{Re}(c_1) \operatorname{Im}(c_1) \operatorname{Re}(c_2) \operatorname{Im}(c_2)\right]^{\mathrm{T}}$$
$$\boldsymbol{R}_k = \begin{bmatrix} \cos(2k\pi/3) & -\sin(2k\pi/3) \\ \sin(2k\pi/3) & \cos(2k\pi/3) \end{bmatrix}$$

式中: \bar{c} 为由实数构成的向量;R为rxp矩阵。

$$\begin{cases} H_0: \bar{u} = 0 \quad \sigma^2 > 0\\ H_1: \bar{u} \neq 0 \quad \sigma^2 > 0 \end{cases}$$
(11)

上述假设检验问题可以通过将GLRT算法直接应用于式(4)中的信号模型进行求解。

2.2 广义似然比检验

在二元假设检验中,检测器的目标是确定两个假设中的哪一个最能描述信号 X。Neyman-Pearson基本引理指出,在两个假设之间进行选择时,在给定的虚警率下最大化检测率的检测是似然比检验^[14]。具体而言,对于不平衡故障检测问题,似然比检验确定H₁是基于考虑是否满足下式:

$$p(\boldsymbol{x}|\boldsymbol{\bar{c}}_1)/p(\boldsymbol{x}|\boldsymbol{\bar{c}}_0) > \tau \tag{12}$$

式中: \bar{c}_1 , \bar{c}_0 分别为 H_1 和 H_0 下向量c的值; τ 为检测 阈值; $p(\mathbf{x}|\bar{c})$ 为概率密度函数,称为似然函数。 在数学上,参数 \bar{c} 已知,则似然函数对应于信号等 于X的概率。当参数 \bar{c}_1 和 \bar{c}_0 完全已知时,似然函 数可以很容易地从噪声分布中得出。

当上述实际参数未知时,通常使用两种方法:Bayesian方法和GLRT方法。在Bayesian方法中,未知参数被视为随机变量。通过为每个随机变量分配先验概率密度函数,可以评估H₀和H₁的似然函数。但存在实践中难以选择先验概率密度函数的缺点。而通过将这些参数视为未知的确定性参数,则可获得替代方案,即GLRT算法。在GLRT算法中,可通过使用参数的MLE估计值来替换未知的确定性参数来评估似然比检验。GLRT算法中,对应似然比检验确定H₁是基于考虑是否满足下式:

$$J(x) = \frac{N - p}{r} \frac{(R\hat{\bar{c}})^{\mathrm{T}} [R(\bar{G}^{\mathrm{T}}\bar{G})^{-1}R^{\mathrm{T}}]^{-1}(R\hat{\bar{c}})}{x^{\mathrm{T}} [I - \bar{G}(\bar{G}^{\mathrm{T}}\bar{G})^{-1}\bar{G}^{\mathrm{T}}]x} > \gamma$$
(13)
其中
$$\bar{G} = I \otimes G$$

式中:γ为参数未知时检测阈值;J(x)为故障判据。

涉及 ω_0 和 \bar{c} 的值,可考虑以下两种不同的情况:1)先验GLRT检测器,假定所有参数都是已知的;2)盲GLRT检测器,参数 ω_0 和 \bar{c} 用MLE估计值替代。

检测器的性能指标为:1)检测率 $P_{\rm D}$ (即 $H_{\rm 1}$ 为 真时检测为 $H_{\rm 1}$ 的概率);2)虚警率 $P_{\rm FA}$ (即 $H_{\rm 0}$ 为真 时检测为 $H_{\rm 1}$ 的概率)。这些判据是检测阈值 γ 的 函数,由下式给出:

$$P_{\rm FA}:Q_{F_{r,3\times N-p}}(\boldsymbol{\gamma}) \tag{14}$$

$$P_{\rm D}:Q_{F'_{r,3\times N-p}(\lambda)}(\gamma) \tag{15}$$

式中: $Q_{f(x)}$ 为f个随机变量x的互补累积分布函数; $F_{r,3\times N-p}$ 为分子自由度为r和分母自由度为 $3\times N-p$ 的F分布; $F'_{r,3\times N-p}(\lambda)$ 为分子自由度为r和分母自由度为 $3\times N-p$ 的非中心F分布,其中 λ 为非中心性参数,由下式给出:

$$\lambda = \frac{(R\hat{c})^{\mathrm{T}} [R(\bar{G}^{\mathrm{T}}\bar{G})^{-1}R^{\mathrm{T}}]^{-1}(R\hat{c})}{\hat{\sigma}_{1}^{2}} \qquad (16)$$

其中

$$\hat{\sigma}_1^2 = \frac{1}{N-2} \operatorname{Tr} \left[P_{\mathcal{G}}^{\perp}(\hat{\omega}_0) \hat{R} \right]$$

式中: $\hat{\sigma}_1^2 为 H_1$ 的噪声协方差的无偏估计。

由于 P_{FA} 仅依赖于N,而与 σ^2 和C无关,故虚 警率恒定。此外, P_p 依赖于N和信噪比。

3 仿真分析

下面对 GLRT 故障诊断方案进行仿真分析, IM 参数如下所示:额定功率 P_n =1.5 kW,额定线电 压 U_n =380 V,额定定子电流 I_n =4.4 A,额定转速 ω_n =1 420 r/min,定子槽数 N_s =48,极对数 p=2, 转动惯量 J=0.042 6 kg·m²,额定频率 f_n =50 Hz, 额定转矩 T_n =10 N·m,定子电阻 R_s =1.75 Ω ,转子 电阻 R_r =1.68 Ω ,定子电感 L_s =295 mH,转子电感 L_r =104 mH,互感 M_u =165 mH。

图 2 为 IM 磁场定向闭环控制系统框图,采样 频率 f_s设为 10 kHz。首先 IM 在额定转速和转矩 下运行,然后将附加电阻 R_d(R_d=50%R_s)与定子一 相绕组串联来模拟定子故障时的三相不平衡。图 3 为定子故障时三相不平衡电流仿真波形。电机 绕组固有的低通滤波特性实际上会滤除谐波电 压,而不会衰减基频分量的大小,从而相电流波 形正弦度好,其低频分量对应式(1)中的信号模



Fig.2 Closed-loop control system of the IM

型。由图1可知,任何相电阻增加都会导致流过 相应相的电流减小,但三相不平衡不是非常显著, 需执行故障诊断算法才能自动检测故障并停机。



进一步,对IM正常运行和故障状态下的定子 电流进行数据采样,执行MLE以估计角频率 ω_0 和 相量 c_{k0} 然后将定子检测问题转化为二元假设检 验,并使用GLRT算法求解。测试中时间间隔 Δt 对应为1000个采样点,即1s,而 R_d 从0 Ω 开始,每 间隔 Δt 增加25% R_s ,直至 R_d = R_s ,对应模拟定子故 障的发展。图4为GLRT算法输出故障判据J(x)的仿真结果,通过判断J(x)在定子电阻异常后跳变 是否超过检测阈值 γ ,可迅速地辨识出定子故障。



4 实验验证

在图5所示IM测试平台上进行了GLRT故障 诊断方案的实验验证。其中测试IM参数与第3



图 5 IM 测试平台 Fig.5 Testing platform for IM

节仿真参数相同,由开关频率为10 kHz的三相逆 变器驱动,负载由恒定励磁直流发电机带电阻器 实现。定子故障通过在定子一相绕组上串联一 个附加电阻 R_d来模拟。IM 磁场定向控制器由 dSPACE 系统(DS1104)实现。IM 的定子电流通 过使用 LEM 电流传感器进行测量,数据采集由一 个采样率为20 kHz 的16 位 AD 转换器完成。

图 6 为投入*R*_a=25%*R*_s前后的正常和故障情况下的定子电流有效值波形。





由图6可知,当发生定子故障时,三相电流的均 方根值都会改变。因此,该参数可用作故障检测 指示,但是无法辨识具体的故障相。此外,为了执 行自动检测,必须将均方根值与分类技术或模式 识别技术结合起来进行故障诊断,复杂度较高。

4.1 定子故障诊断

首先,控制IM以其额定速度运行,然后投入 附加电阻 R_d模拟定子故障,并将原始定子电流信 号进行低通滤波处理并以1 kHz 采样后施加 GLRT诊断算法。图7为定子故障诊断实验结果。





图 7a 为 IM 正常运行和故障情况下的 GLRT 算法输出故障判据 J(x)的直方图,图中 H_{is}为频 次。由图 7a 可知,两种工况下的直方图是不同 的。因此,通过设置适当的检测阈值,可以以高 置信度诊断定子故障。检测阈值γ是基于所需的 虚警率 P_{FA}计算的,对于 P_{FA}=10⁻³,γ对应为24.43 dB,如图 7b 所示, J(x)超过阈值γ时则诊断为定 子故障。此实验结果清楚地表明了所提出 GLRT 故障诊断算法的检测能力,即当只有很小程度的 不平衡时即可快速检出。此外,还可以看出,对 于正常运行工况,故障检测判据不等于零,其物 理意义为:负序分量还代表了其他原因导致的不 对称,例如逆变器输出电压误差导致的不平衡和 传感器测量误差导致的不平衡等。

图 8 为 GLRT 算法输出故障判据 J(x)在不同 程度定子故障下的实验结果图,即 R_d 从 0 Ω 开始, 以 25% R_s 为步长,逐渐增加至 $R_d=R_s$ 来模拟不同程 度故障。检测阈值 γ 仍为 24.43 dB, 对应 $P_{FA}=$ 10⁻³。图 8 中 J(x)结果表明,对于正常运行 IM, J(x)小于检测阈值 γ ,而当故障趋于严重时, J(x)的值将增大。这意味着新型诊断方案在正确检 测故障的同时,还可以跟踪故障发展。



4.2 转速变化的影响

进一步,开展实验以评估所提出的定子故障 诊断方案在不同转速下的故障检测能力。控制 测试电机在额定转矩下运行,而定子电流频率分 别设置为20 Hz,30 Hz,40 Hz和50 Hz进行测试。 每次测试均对定子电流采样19 s,并对样本 N= 2 000的窗口宽度执行GLRT故障诊断算法。图9 为不同转速和不同故障程度下的故障检测判据 J(x)直方图。

由图9可以看出,定子电流频率为40 Hz和 50 Hz时,直方图是不相交的,这意味着通过选择 适当的阈值可以轻松实现故障诊断和故障程度