# تشخیص عیب الکتریکی رتور ژنراتور القایی با در نظر گیری نوسانات فرکانس پایین ناشی از اثر سایه برج در توربین بادی

ژاله هاشمی'، دانشجوی دکترا؛ اکبر رهیده'، دانشیار

zh.hashemi@zariau.ac.ir – دانشکده مهندسی برق و الکترونیک – دانشگاه صنعتی شیراز – شیراز – ایران – rahide@sutech.ac.ir
 ۲– دانشکده مهندسی برق و الکترونیک – دانشگاه صنعتی شیراز – شیراز – ایران – ایران

چکیده: در این مقاله به ارائه روشی جهت تشخیص عیب ژنراتور در یک سیستم توربین بادی پرداخته خواهدشد. ژنراتور مدنظر یک ژنراتور القایی رتور سیم پیچیشده هست و عیب مدنظر عیب الکتریکی رتور فرض شدهاست. بهدلیل اثر سایه برج، فرکانس مشخصهای در سیگنال جریان بهوجود می آید که این فرکانس مشخصه می تواند با فرکانس مشخصه ناشی از عیب تداخل داشته باشد و عیبیابی را دچار اختلال نماید. در این مقاله از یک روش در حوزه فرکانس مشخصه می تواند با فرکانس مشخصه ناشی از عیب تداخل داشته باشد و عیبیابی را دچار اختلال نماید. در این مقاله از یک روش در حوزه فرکانس مشخصه می تواند با فرکانس مشخصه ناشی از عیب تداخل داشته باشد و عیبیابی را دچار اختلال نماید. در این مقاله از یک روش در حوزه فرکانس مشخصه می تواند با فرکانس مشخصه ناشی از عیب تداخل داشته باشد و عیبیابی را دچار اختلال نماید. در این مقاله از یک روش در حوزه فرکانس حزمان و سپس تغییر متغیر فرکانس استفاده شده است که برای سادگی از انرژی سیگنال در زمانهای مختلف میانگین گیری می شود. روش مذکور روش پی گردی (ردیابی) مرتبه هارمونیک می باشد. برای کاهش خطای عیبیابی در مرحله پردازش نهایی، از اندیسهای آماری استفاده خواه خوان بین اثر سایه برج و اثر خرابی الکتریکی روش در موزه می بردان می زمانی استفاده شد. برای کاهش خطای عیبیابی در مرحله پردازش نهایی، از اندیسهای آماری استفاده خواهد می بازی مؤلی مؤون می از مای بر می یوشنهادی می می می می می توان بین اثر سایه برج و اثر خرابی الکتریکی رتور تمایز قائل شد. نتایج شبیه ازی مؤید این نکته هستند که با روش پیشنهادی تا حد بسیار مطلوبی می توان این اثرات را تفکیک نمود. در انتها برای بررسی روش ردیابی مرتبه هارمونیک از نتایج تستهای آزمایشگاهی استفاده شده

واژههای کلیدی: عیبیابی، ژنراتور القایی، توربین بادی، اثر سایه برج.

# Electrical Rotor Fault Detection in Induction Generator under the Influence of Low Frequency Oscillations Caused by Wind Turbine Tower Shadow Effect

Zhale Hashemi<sup>1</sup>, PhD Student; Akbar Rahideh<sup>2</sup>, Associate Professor

1- Department of Electrical and Electronics Engineering, Shiraz University of Technology, Shiraz, Iran, Email: zh.hashemi@sutech.ac.ir

2- Department of Electrical and Electronics Engineering, Shiraz University of Technology, Shiraz, Iran, Email: rahide@sutech.ac.ir

**Abstract:** In this paper, a method is presented for the electrical rotor fault detection in wound rotor induction generators. The fault is a rotor electrical fault in induction generators employed for wind turbine applications. Due to the tower shadow effect, a stray fault signature is introduced in the generator current which may result in false fault detection. The method is based on the time-frequency analysis in which the frequency is transformed and the time averaging of the signal energy is obtained. The method is known as harmonics order tracking analysis. For reliable fault detection, statistic indices are used in post-processing that increase the ability to distinguish between the fault effect and tower shadow effect. The simulation results illustrate that the proposed method is effectively successful in discriminating these two effects. Finally, the harmonics order tracking analysis is evaluated using the experimental results.

Keywords: Fault detection, induction generator, wind turbine, tower shadow effect.

تاریخ ارسال مقاله: ۱۳۹۷/۰۸/۲۶ تاریخ اصلاح مقاله: ۱۳۹۷/۱۱/۰۹ تاریخ پذیرش مقاله: ۱۳۹۸/۰۲/۲۲ نام نویسنده مسئول: اکبر رهیده نشانی نویسنده مسئول: ایران – شیراز – بلوار مدرس – دانشگاه صنعتی شیراز – دانشکده مهندسی برق و الکترونیک.

#### ۱– مقدمه

امروزه بهدلیل مشکلات ناشی از سوختهای فسیلی، استفاده از منابع تجدیدپذیر انرژی روزبهروز در حال افزایش میباشد که از این میان استفاده از انرژی باد جایگاه ویژهای دارد. توربینهای بادی اصلیترین روش جذب انرژی بادی میباشند که ژنراتور الکتریکی مورداستفاده در توربینهای بادی عمدتاً از نوع ژنراتورهای القایی میباشد. بسته به توان توربین بادی ژنراتور مورداستفاده میتواند ژنراتور القایی قفس سنجابی، ژنراتور القایی با رتور سیمپیچیشده و یا ژنراتور القایی دو سو تغذیه باشد[۱].

یکی از مسائل اصلی درخصوص سیستمهای صنعتی قابلیت اطمینان سیستم میباشد که بهبود آن ارتباط زیادی به پایش وضعیت و تشخیص عیب دارد [۲، ۳]. ژنراتور القایی سیمپیچیشده بهعنوان یکی از اجزاء توربینهای بادی میتواند دچار خطاهای متعددی شود. علی رغم این که احتمال بروز عیب برای همه اجزاء ماشین وجود دارد، اما برخی از اجزاء در عمل بیشتر دچار عیب میشوند و تشخیص عیب آنها اهمیت بیشتری دارد. منشأ این عیبها در شکل ۱ نشان دادهشدهاند [۰۱–۴]. بهطور کلی روشهای تشخیص عیب در سه دسته قرار دارند [۷]:

- روش های بر مبنای مدل تحلیلی
- روشهای برمبنای مدل عددی (همانند تحلیل اجزاء محدود)
  - روشهای برمبنای سیگنال

در روشهای برمبنای سیگنال، تأثیر عیب بر یک سیگنال اندازه گیریشده از ماشین تعیین و روابط آن ارائه می گردد. تأثیر عیب بر سیگنال را با عنوان «مشخصه عیب<sup>۱</sup>» و یا «امضاء عیب<sup>۲</sup>» بیان می کنند. سپس با کمک روشهای پردازش سیگنال، در سیگنال اندازه گیریشده بهدنبال مشخصه عیب می گردند و بزرگی مشخصه عیب را تعیین می کنند. درنهایت، در مرحله تصمیم سازی، تعیین می شود که آیا این مشخصه یافته شده، نشان دهنده حالت معیوب است یا خیر. معمولاً در بخش تصمیم سازی، از بزرگی مشخصه عیب و یا روشهای دسته بندی استفاده می شود [۱۰–۱۱].

برخی از سیگنالهای مورداستفاده در روشهای مبتنیبر سیگنال عبارتاند از [۷]:

- سیگنال های مکانیکی: ارتعاش، درجه حرارت، صدا، گشتاور
- سیگنالهای الکتریکی: جریان استاتور و یا روتور، جریان راهاندازی، ولتاژ استاتور و یا روتور، توان لحظهای، توانهای اکتیو و راکتیو، سیگنالهای کنترلی (در موتورهای مجهز به اینورتر)

برخی مواقع استفاده از سیگنالهای مکانیکی در صنعت مشکل میباشد. موارد زیر تنها نمونههایی از مشکلات اصلی استفاده از سیگنالهای مکانیکی میباشند:

- اندازه گیری این سیگنال ها باید دقیقاً در محل نصب ماشین انجام شوند
- ، تجهیزات و سنسورهای اندازهگیری این سیگنالها ممکن است گرانقیمت باشند، همانند دوربین ترمو ویژن و یا سنسور ارتعاش



شکل ۱: منشأ انواع خرابی در یک موتور القایی

- محل پردازش سیگنال و تصمیم گیری و محل کنترل ممکن است
  از خود ماشین دور باشد، لذا این سیگنالها باید به محل جدید
  ارسال شوند
- سروصدا و لرزش های اضافی و نویز در برخی صنایع آنقدر زیاد
  است که استفاده از سنسورهای مکانیکی را ناممکن می سازد
- درصورت تعدد سنسورها، قابلیت اطمینان شبکه سنسوری و
  کالیبراسیون آنها خود مشکل دیگری را بر مسائل موجود می افزاید
  به همین دلایل، گرایش به استفاده از سیگنالهای الکتریکی زیاد
  شدهاست که مزایای زیر را به دنبال خواهد داشت:
- کاهش هزینهها و امکان اندازه گیری از راه دور و در اتاق کنترل
- سنسور این سیگنالها معمولاً در سیستمهای حفاظت و کنترل ماشینها وجود دارد
  - تأثیرپذیری کمتر از نویزهای صنعت
  - امکان تشخیص چند عیب به صورت یکجا و برخط

مشکل اصلی در استفاده از سیگنالهای الکتریکی، دقت حاصل از به کارگیری آنها در تشخیص عیب میباشد. بهطورکلی میتوان گفت که پردازش سیگنالهای مکانیکی سادهتر و تشخیص عیب دقیق تر است. لذا در روشهایی که از سیگنالهای الکتریکی استفاده میکنند، دقت روش پردازش سیگنال و تصمیمسازی بسیار مهم میباشد که تشخیص عیب نادرست اتفاق نیافتد.

یکی از مراحل اصلی در روشهای مبتنیبر سیگنال، پردازش سیگنال است. باتوجهبه این که سیگنال موردبررسی ایستا<sup>۳</sup> و ناایستا<sup>۴</sup> باشد میتوان از روشهای مختلفی برای پردازش سیگنال استفاده نمود. یک دستهبندی کلی برروی روشهای پردازش سیگنال بهصورت زیر است: تعیین مشخصههای زمانی سیگنال، تعیین مشخصههای فرکانسی سیگنال، تعیین مشخصههای زمانی-فرکانسی سیگنال. هدف از این مرحله استخراج مشخصه عیب از درون سیگنال است. در هرکدام از دستههای بالا، تعداد زیادی روش پردازش سیگنال وجود دارد که یک دستهبندی کلی از این روشها در شکل ۲ آمدهاست [۱۹, ۲۱–۱۴].

تحلیل مشخصه جریان موتور<sup>ه</sup> (MCSA) یکی از روشهای تشخیص عیب بر پایه سیگنال است که تحقیقات گستردهای را به خود اختصاص دادهاست [۲۲]. توربینهای بادی در عمل در مواجهه با تغییرات باد میباشند که این مسئله سبب می گردد تا سرعت چرخش آنها برحسب زمان ثابت نباشد، لذا لغزش ژنراتور عدد ثابتی نخواهدبود و روشهایی که برمبنای جریان دائمی کار میکنند برای توربینهای بادی مناسب نمیباشند. همچنین تغییرات در توربینهای بادی، بزرگ و شدید نیست لذا روشهایی که برمبنای جریان راهاندازی و گذرا میباشند هم ممکن است جواب گو نباشند. بنابراین، بهدلیل وجود نوسانات سرعت باد باید از روشهای حوزه فرکانس-زمان استفاده نمود و همچنین روش انتخابی باید به گونهای باشد که وجود نوسانات، سبب تشخیص نادرست خطا

تشخیص عیب در ماشین القایی میباشد که توانایی تشخیص عیب در شرایط ناایستا را دارد [۲۱-۱۹]. در این روش با فرض دانستن سرعت، درجهبندی محور فرکانس عوض میشود و برحسب مرتبهای از فرکانس مشخصه عیب مدرج می گردد. با این کار از پیچیدگی توزیع محتوای سیگنال در صفحه کاری فرکانس-زمان کاسته میشود و وجود مؤلفه فرکانس عیب بهطور واضحتری نمایان میشود. در مرجع [۲۱] برای تغییرات سرعت، یک الگوی مشخص و ثابتی فرض شدهاست و به کمک روش HOTA تشخیص عیب الکتریکی رتور در یک ژنراتور القایی رتور سیم پیچی شده انجام شدهاست؛ اما در این مرجع موارد زیر لحاظ نشدهاند:

۱- ممکن است تغییرات سرعت الگوی ثابتی نداشته باشد. درواقع در توبین بادی آنچه تغییر میکند سرعت باد است نه سرعت چرخش رتور، و سرعت چرخش رتور علاوه بر تغییرات سرعت باد، متأثر از توان الکتریکی ژنراتور نیز می باشد.

۲- شرایطی که فرکانس نوسانات نزدیک به فرکانس مشخصه عیب باشد بررسی نشدهاست.

لذا در مقاله حاضر به بررسی کارآمدی روش HOTA برای تشخیص عیب الکتریکی رتور در شرایطی که ژنراتور در مواجهه با تغییرات سرعت باد باشد پرداخته میشود.

# ۲- روش پیشنهادی

سیستم شبیهسازی شده یک توربین بادی مجهز به ژنراتور القایی رتور سیم پیچی شده است که در حالت متصل به شبکه کار می کند (شکل ۳). مشخصات سیستم شبیهسازی شده در جدول ۱ آمده است. برای انجام شبیه سازی ها از نرم افزار MATLAB استفاده شده و مشخصات ژنراتور مور دمطالعه از موتورهای پیش فرض در کتاب خانه SIMULINK انتخاب شده است. مشخصات توربین از مرجع [۲۳] استخراج شده که برای تناسب سرعت نامی توربین با سرعت نامی ژنراتور چهار قطبی، نسبت تبدیل چرخ دنده ۱۰۱۲/۱ می باشد. جریان شبیه سازی شده ذخیره شده و به عنوان سیگنال اندازه گیری شده به بخش کدنویسی داده می شود تا توسط برنامه های نوشته شده پردازش سیگنال برروی آن انجام شود.

### ۲-۱- اصول تئوری و تعیین تأثیر عیب

یکی از عیوب ژنراتور القایی، عیب الکتریکی در رتور میباشد که این عیب بسته به ساختمان رتور میتواند ناشی از شکستگی میله رتور و یا حلقه اتصال کوتاه در رتور قفس سنجابی، و اتصالی کلافها و یا خرابی جاروبک و حلقه لغزان در رتور سیمپیچی شده باشد. برای نمونه اتصال نامناسب جاروبک و حلقه لغزان سبب ایجاد اتصال با مقاومت الکتریکی بالا و در نتیجه افزایش مقاومت در فاز معیوب می گردد. مقدار افزایش مقاومت در ژنراتور موردمطالعه در شرایط بروز خطا  $\Omega \, P \cdot P = R_{asym}$  در نظر گرفته شدهاست [۲1].





جدول ۱: مشخصات سیستم شبیهسازیشده.					
		ژنراتور			
مقدار	نماد	کمیت			
٧/۵ <i>kW</i>	$P_n$	توان نامی			
$ \cdots V $	V	ولتاژ نامى			
۴	Р	تعداد قطب			
./vy/ $\Omega$	$R_s$	مقاومت سيم پيچى استاتور			
$\cdot / \cdot \cdot \tau \cdot a H$	$L_{ls}$	اندوكتانس سيمپيچى استاتور			
$_{1/2} \Lambda \Omega$	$R_r$	مقاومت سیمپیچی رتور			
$\cdot / \cdot \cdot \tau \cdot a H$	$L_{lr}$	اندوكتانس سيمپيچى رتور			
$\cdot/\cdot$ ۹ $\Omega$	R <sub>asym</sub>	مقاومت مدل كننده عيب			

		توربين
مقدار	نماد	کمیت
۰/۱۴ m	а	شعاع برج
۴/۲ m	R	شعاع پرەھاي توربين
۱۵ <i>m</i>	Η	ارتفاع هاب
$\cdot$ /۵۴ $m$	x	فاصله پرهها تا وسط برج
-	$\theta_b$	موقعیت پرہ bام
-	$V_h$	سرعت میانگین باد
رابطه (۱۴)	$v_{TS}$	تغيير سرعت براثر سايه برج
۱:۱۲/۵	r	نسبت چرخدنده



شکل ۳: سیستم شبیهسازیشده، الف) دیاگرام سیستم، ب) مشخصات توربین.

1876



شكل ۴: مراحل تشخيص عيب

عدم تقارن الکتریکی رتور باعث القاء فرکانسهایی در جریان استاتور می گردد که فرکانس مشخصه این عیب طبق رابطه (۱) بهدست می آید [۱۴], [۲۱]:

 $f_{s,ra} = (1 + 2k) \cdot sf_s$  ,  $k = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, ...$  (۱)  $f_{s,ra}$  و s بهترتیب فرکانس اصلی استاتور و لغزش میباشند.  $f_{s,ra}$  فرکانس مشخصه ناشی از عیب عدم تقارن الکتریکی رتور در جریان استاتور میباشد. فرکانس مشخصه این عیب در جریان رتور نیز طبق رابطه (۲) تعیین میشود [۲۱]:

 $f_{r,ra} = 2k \cdot sf_s$ ,  $k = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, ...$  (7)

که f<sub>r,ra</sub> فرکانس مشخصه عیب مذکور در جریان رتور است. مراحل تشخیص عیب مطابق با شکل ۴ میباشد. در ادامه مراحل

مختلف مورداستفاده ارائه خواهندشد.

#### ۲-۲- اندازهگیری و پیش پردازش

در این مرحله دادههای موردنیاز از سیستم گردآوری می شوند. سیگنالهای مدنظر جریان سهفاز رتور و استاتور می اشند. هرچه نرخ نمونه برداری بالاتر باشد کیفیت نتایج در مرحله پردازش سیگنال بهتر خواهد شد؛ اما تعداد زیاد داده ها، علاوه بر حافظه موردنیاز بیش تر، سرعت پردازش را نیز کاهش می دهد و در مواردی، چندان هم باعث بهبود تحلیل ها نخواهد شد. چنان چه بازه زمانی نمونه برداری  $T_s$  ثانیه و فرکانس نمونه برداری  $F_s$  باشند، آن گاه تعداد  $F_s × F_s = N$  نمونه به دست می آید. به کمک این تعداد نمونه، وضوح تفکیک در محور زمان  $\Delta f$  و در محور فرکانس  $\Delta f$  به صورت زیر خواهند شد:

$$\Delta t = \frac{T_s}{N} = \frac{T_s}{T_s \times F_s} = \frac{1}{F_s} \tag{(7)}$$

و

$$\Delta f = \frac{F_s}{N} = \frac{F_s}{T_s \times F_s} = \frac{1}{T_s} \tag{(f)}$$

فرض کنید که لغزش برابر با یک درصد باشد، براساس رابطه (۲) تفکیک فرکانس باید حداقل ۱*Hz*ه۲۰۰۰×۲۰ اشد که براساس رابطه (۴) حداقل یک ثانیه باید نمونهبرداری از سیگنال انجام شود که البته با افزایش بازه نمونهبرداری میتوان کیفیت پردازش سیگنال را بهبود بخشید. بههمین ترتیب اگر فرکانس اصلی ۵۰*Hz* باشد و بخواهیم در هر سیکل ۲۰ نمونه داشته باشیم آنگاه فرکانس نمونهبرداری باید ۸۰۰۰*Hz* 

به دلیل وجود نوسانات، سیگنالهای اندازه گیری شده در حالت دائمی نمی باشند و ناایستا می باشند و محتوای فرکانسی آنها در زمان های مختلف متفاوت می باشد. لذا محتوای فرکانسی آنها در صفحه کاری f - t بیان خواهد شد. با نمونه برداری مذکور، می توان محورهای فرکانس و زمان را با تفکیک Hz و S ۱۰۰۱ داشت. در این مرحله، جریانهای نمونه برداری شده (رتور و یا استاتور) به بردار فضایی جریان تبدیل می شود:

$$i_{d}(t) = \sqrt{\frac{2}{3}}i_{a}(t) - \frac{1}{\sqrt{6}}i_{b}(t) - \frac{1}{\sqrt{6}}i_{c}(t)$$
 ( $\Delta$ )

$$i_q(t) = \frac{1}{\sqrt{2}} i_b(t) - \frac{1}{\sqrt{2}} i_c(t)$$
(9)

$$\vec{i}(t) = i_d(t) + j \cdot i_q(t) \tag{V}$$

# ۲-۳- پردازش سیگنال و تحلیل حوزه فرکانس-زمان

از آنجاییکه محتوای فرکانسی سیگنالهای ناایستا ثابت نمیباشد لذا لازم است تا محتوای آنها در هر فرکانس بهازاء زمانهای مختلف بیان

$$f_{m,j}^{T} = \frac{f_m - f_j^{r}}{2f_j^{r}} \tag{11}$$

که  $f_{m,j}^{T}$  مقدار جدید فرکانس mام در زمان  $t = t_{j}$  (درجهبندی جدید  $t = t_{j}$  معور فرکانس) و  $f_{j}^{r}$  فرکانس مؤلفه اصلی جریان رتور در لحظه  $t_{j}$  فرکانس است. برای رتور، فرکانس مؤلفه اصلی جریان برابر با s برابر فرکانس است. اصلی استاتور است پس  $f_{j}^{r} = s_{j}f$  که  $t_{j}$  لغزش در زمان  $t_{j}$  میباشد.

فرض کنید فرکانس mام موردمطالعه همان فرکانس مشخصه عیب الکتریکی رتور در جریان رتور باشد که درواقع در زمان  $t_j$  برابر با  $f_{r,ra,j} = (1+7k)s_jf$  خواهدبود. با جایگذاری این مقادیر در رابطه (۱۲)، رابطه زیر بدست میآید:

$$f_{r,ra,j}^{T} = \frac{(1+2k)s_{j}f - s_{j}f}{2s_{j}f} = k$$
(17)  
,  $k = \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$ 

پس تشخیص عیب بهسادگی امکانپذیر خواهدشد. درواقع اگر انرژی سیگنال در ...,  $\mathfrak{T}, \pm \mathfrak{r}, \pm \mathfrak{r}, \pm \mathfrak{r}$  م ر زیادی باشد آنگاه عیب متناظر در ژنراتور وجود دارد. در شکل ۶ دیاگرامهای مربوط به عیب الکتریکی رتور و تشخیص عیب از طریق جریان رتور نشان دادهشدهاند. در این شبیهسازی فرض شدهاست که پروفیل تغییرات سرعت ژنراتور مطابق با شکل ۷ باشد (این تغییرات فرضی هستند و میتواند به هر صورت دیگری نیز باشد). مشخصات سیستم شبیهسازیشده در جدول ۱ ارائه شدهاست. برای سادگی بیشتر میتوان از انرژی سیگنال در هرکدام از مراتب رابطه (۱۳) برحسب متغیر زمان (مطابق با رابطه (۱۴)) میانگینگیری کرد و محور زمان را نیز از تحلیلها خارج نمود. نتیجه این میانگین گیری در شکل ۸ آمدهاست.

 $\overline{E}(f^{T}) = \frac{1}{n} \cdot \sum_{j=1}^{n} E(f_{j}^{T})$ (14) (14) (15) (15) (15) (16)





شکل ۸: نتایج شبیهسازی بعد از اعمال میانگین گیری زمانی، وجود پیک در فرکانسهای پریونیتشده نشاندهنده بروز عیب الکتریکی ر تور میباشد.

شود. پس، صفحه f – t به m × n گره تقسیم میشود و در هر گره از این صفحه، انرژی تابعی از محتوای سیگنال متمرکز میشود (شکل ۵).



شکل ۵: نمایش محتوای سیگنال در فرکانسهای مختلف و زمانهای مختلف، در هر گره انرژی تابعی از سیگنال بهصورت متمرکزشده نمایش داده می شود.

در هر گره  $(t_n, f_m)$ ، که  $n = n \times t$  و  $\Omega \times m = n$ ، انرژی سیگنال  $E_{mn}$ ، برابر است با مدول دوم حاصل ضرب داخلی بردار سیگنال (مثلاً بردار (i)) و تابع مختلط  $(g_{mn}(t)$  که انرژی این تابع در بازه زمانی  $f_m$  بسیار کوتاهی در اطراف n و در باند فرکانسی باریکی در اطراف  $f_m$ متمرکز شدهاست. تابع (t)  $g_{mn}(t)$  تولید می شود که:  $g_{mn}(t) = g(t - nT) \times e^{(j \cdot 2\pi m\Omega t)}$   $m, n \in \mathbb{N}$  (۸)

تابع پنجره (g(t میتواند توابع مختلفی باشد که در تبدیل گابور<sup>۷</sup>، این تابع یک تابع گوسی با پارامتر *α* بهصورت زیر است:

$$g(t) = \left(\frac{\alpha}{\pi}\right)^{\frac{1}{4}} \times e^{-\frac{\alpha t^2}{2}} \tag{9}$$

برهمیناساس، مقدار انرژی سیگنال در هر گره از صفحه کاری f – t از رابطه (۱۰) بهدست خواهدآمد:

$$E_{mn} = |c_{mn}|^2 \tag{(1)}$$

$$c_{mn} = \langle i, g_{mn} \rangle = \sum_{k} i(t_k) \cdot g_{mn}^*(t_k) \tag{11}$$

# ۲−۴- روش HOTA

تقریباً مشخصه تمام عیبها به مقدار لغزش بستگی دارد و در شرایطی که ژنراتور با سرعت ثابت کار نمیکند، تغییرات سرعت منجربه تغییر لغزش برحسب زمان خواهدشد. پس محتوای فرکانسی سیگنال نمونهبرداریشده برحسب زمان تغییر خواهدکرد و این تغییر سبب میگردد که توزیع انرژی در صفحه f - t تغییراتی پیدا کند که بهنوبه خود سبب میگردد تا تشخیص عیب کمی مشکل شود.

با درجهبندی جدید محور فرکانس میتوان مشخصه عیب را بهجای فرکانس وابسته به لغزش، برحسب اندیس k یعنی مرتبهای از ضریب لغزش بیان نمود. با این تغییر متغیر، وابستگی مشخصه عیب به لغزش از بین میرود و در دیاگرام توزیع انرژی، وجود عیب بهطور مشخصتری دیده خواهدشد. مثلاً برای جریان رتور تغییر متغیر بهصورت زیر تعریف میشود:



شکل ۶: نتایج شبیهسازی حاصل از اعمال تبدیل گابور برروی جریان رتور جهت تشخیص عیب الکتریکی رتور، شکلهای بالا ارایه در صفحه (بالا چپ سه بعدی و بالا راست دوبعدی) و شکلهای پایین تغییر متغیر فرکانس و ارایه به روش HOTA.

#### ۲-۵- پردازش نهایی

در سرعت ثابت و درصورت وجود عیب الکتریکی در رتور، مؤلفههای فرکانسی مطابق با روابط (۱) و (۲) در جریانهای استاتور و رتور القاء می شود که بعد از اعمال روش HOTA این مؤلفه ها در اطراف مرتبه های صحیح k تقریباً به صورت متقارن متمرکز می شوند. تمرکز محتوای سیگنال در مرتبه k به معنای تیزبودن منحنی و تقارن آن به معنای کوچک بودن کجی منحنی در اطراف k می باشد که این دو توصیف را می توان با کمیات کشیدگی و چولگی بیان نمود. در صورت وجود پیک در مراتب k، هر چهقدر کشیدگی و چولگی <sup>\*</sup> منحنی ADTA در اطراف مراتب k کمتر باشد به معنای حضور عیب در این مراتب می باشد. اما؛ گر این دو کمیت مقدار زیادی داشته باشند به معنای این است که محتوای دیده در این k مربوط به عوامل دیگری است. برای نمونه، تمرکز انرژی سیگنال در اطراف مراتب مربوط به عیب الکتریکی رتور در شکل k دیده می شود.

#### ٣- نوسانات فركانس پايين گشتاور

در یک سیستم توربین بادی دلایل زیادی وجود دارند که سبب کار کردن سیستم در شرایط غیردائمی و نوسانی میشود. تغییرات در شبکه برق (تغییر ولتاژ، بار و ...) عوامل الکتریکی این نوسانات میباشند. بخشی از این عوامل، منشأ آئرودینامیکی و برخی دیگر منشأ مکانیکی دارند. تغییرات سرعت باد، تفاوت سرعت باد برای پرههای بالایی و پایینی (شکستن سرعت باد<sup>۱</sup> در ارتفاع پایین) و اثر سایه برج<sup>۱۱</sup> ازجمله عوامل آئرودینامیکی هستند [۲۴]. اثر سایه برج درنهایت سبب ایجاد تغییرات در گشتاور مکانیکی میشود و تحقیقات متعددی مدلسازی این پدیده را مطالعه کردهاند [۲۶–۲۳]. این پدیده به صورت زیر مدل میشود:

$$v_{TS} = \frac{V_h}{3R^2} \times \sum_{b=1}^3 \left[ \left( \frac{a}{\sin\theta_b} \right)^2 + 1 \right) \\ - \frac{2R^2 a^2}{(R \cdot \sin\theta_b)^2 + x^2} \right]$$
(10)

که پارامترهای این رابطه در جدول ۱ ارائه شده اند. در این رابطه  $V_h$  مسرعت میانگین باد است که برای محاسبه گشتاور خروجی توربین باید این سرعت با  $v_{TS}$  جمع زده شود و فرض شده است که شعاع برج عدد ثابتی باشد. اثر شکست باد به مراتب از اثر سایه برج کمتر می باشد [۲۴ [۲۵] لذا در این جا اثر شکست باد منظور نشده است. در شکل ۹ تأثیر سایه برج بر سرعت باد و گشتاور توربین نشان داده است. شایان ذکر است که در این شکل نسبت چرخدنده ها ۱:۱۲/۵ می باشد.





شکل ۱۱: مقایسه روش HOTA در دو حالت سالم و معیوب، در هر دو حالت اثر سایه برج دیده شدهاست و سرعت میانگین باد ۹/۶m/s است.

جدول ۲: مقایسه اندیسهای مختلف برای دو حالت سالم و معیوب، سرعت میانگین باد ۹/۶*m/s*.

معيوب			سالم			حالت
اندازه (دسیبل)	کشیدگی	چولگی	اندازه (دسیبل)	کشیدگی	چولگی	انديس
-41/28	۱۷/۸۹	-۴/••	-۵1/۵·	17/19	-٣/٩۵	k = -1
-80/VT	18/18	-٣/٨٢	-۵·/۵۶	۱۷/۱۸	-٣/٩۴	k = -r
$-Y\lambda/\lambda\Delta$	۱۵/۵۷	-٣/٧۶	-01/•٣	۱۷/۰۱	_٣/٩٢	<i>k</i> =۲
-29/22	18/59	-٣/٨٣	-46/•4	17/83	-٣/٩٨	k = 1

در دو شبیه سازی دیگر سرعت میانگین باد به ترتیب  $\Lambda m/s$  و  $\Lambda m/s$  فرض شده اند. در این دو حالت به دلیل این که فرکانس مشخصه اثر سایه برج با فرکانس مشخصه عیب رتور یکی نیست، تداخل زیادی به وجود نمی آید و تنها با بررسی کردن میزان رشد اندازه در  $1 = \pm 1$ می توان به شروع بروز عیب پی برد. نتایج این شبیه سازی ها در شکل ۱۲ آمده است.

در شبیه سازی آخر فرض شده است که سرعت باد ثابت نباشد. سرعت باد به صورت سینوسی با فر کانس  $1/5 \, k$  و با اندازه  $s \, 1/5 \, c$ ول مقدار  $9/8 \, m/s$  در حال نوسان است. در شکل ۱۳ دیده می شود که اثر سایه برج سبب ایجاد پیک در نزدیکی  $1 \pm k = \pm 1$  شده است اما این قضیه در  $1 \pm \pm k$  تکرار نشده است. از طرف دیگر با بروز عیب، اندازه در  $k = \pm 1 \pm 1$  رشد قابل توجهی داشته و در نزدیکی این مقادیر k، منحنی تیزتر و متقارن تر شده است. لذا حالت معیوب به خوبی از حالت سالم قابل تفکیک خواهد بود.

در عمل سرعت باد ثابت نمی باشد و این تغییرات سرعت باد در تشخیص عیب ژنراتورهای القایی معمولاً لحاظ می گردد [۲۷، ۲۸]. در این جا نیز تغییرات سرعت باد به عنوان یک فرصت برای تشخیص عیب و ایجاد تمایز بین اثرات سایه برج و اثرات عدم تقارن الکتریکی رتور می باشد. لذا حالتی که در عمل اتفاق می افتد تشابه بیشتری با نتایج شکل ۱۳ خواهدداشت که حالتهای سالم و معیوب به خوبی قابل تفکیک می باشد.



شکل ۱۰: اثر سایه برج می تواند مشابه با عیب، باعث القاء محتوای فرکانسی در نزدیکی فرکانس مشخصه عیب گردد، الف) نمایش میلهای، ب) نمایش منحنی.

به کمک روش HOTA، میانگین محتوای سیگنال در فرکانسهای پریونیتشده بهدستآمده که در شکل ۱۰ نتیجه آن دیده میشود. مشاهده میشود که اثر سایه برج در شرایطی میتواند در نزدیکی فرکانسهای مشخصه عیب ماشین، اغتشاش ایجاد کند که این مسئله سبب میگردد تا تشخیص عیب ماشین دچار اختلال گردد. بهعبارت دیگر این موضوع اهمیت دارد که آیا پیکهای مشاهدهشده در مراتب صحیح؛ ناشی از عیب است و یا ناشی از اثر سایه برج. در شکل ۱۰ دیده میشود که با افزایش فرکانس، پیکهای ناشی از اثر سایه برج تغییرات کمتری نسبت به پیکهای ناشی از عیب (شکل ۸) دارند و اطراف فرکانسها کمتر متمرکزشدهاند.

#### ۴- تشخیص عیب در حضور اثر سایه برج

با اطلاعات داده شده در جدول ۱، دو شبیه سازی از سیستم با حضور اثر سایه برج، برای حالتهای سالم و معیوب انجام شده اند که نتایج آن در شکل ۱۱ آمده است. رشد پیک در 1 - k = k و کاهش اندیس های چولگی و کشیدگی (جدول ۲) در ۲ ±  $k = \pm 1$ , نشان دهنده بروز عیب در فرکانس مشخصه مدنظر می باشد. در اینجا مقاومت سیم پیچی رتور، سرعت میانگین باد و نسبت چرخ دنده به گونه ای انتخاب شده اند که فرکانس های ناشی از اثر سایه برج بیشترین تداخل را با فرکانس مشخصه عیب داشته باشند.



شکل ۱۲: مقایسه روش HOTA در دو حالت سالم و معیوب، در هر دو حالت اثر سایه برج دیده شدهاست الف) سرعت میانگین باد ۸*m/s*،



شکل ۱۳: مقایسه روش HOTA در دو حالت سالم و معیوب، در هر دو حالت اثر سایه برج دیده شدهاست و سرعت میانگین باد بهصورت سینوسی با اندازه ۰/۴m/s حول مقدار ۹/۶ m/s و با فرکانس ۰/۰۴ در حال تغییر است.

# ۵– نتایج آزمایشگاهی

برای بررسی صحت روش پیشنهادی از نتایج تستهای آزمایشگاهی استفاده شدهاست. تستها با استفاده از مجموعه آموزشی ماشین القایی رتور سیمبندیشده محصول شرکت TERKO انجامشدهاند. در شکل ۱۴ عکس این مجموعه در حالت بیباری دیده میشود. مشخصات ژنراتور القایی در جدول ۳ آمدهاست. ژنراتور القایی ازطریق یک اتوترانس به شبکه متصل است و محرک مکانیکی آن یک موتور DC با توان نامی شبکه محصل میباشد. گشتاور مکانیکی مقدار متوسط در حدود *Nm* دارد که حول مقدار میانگین نوسان دارد.



شکل ۱۴ – تصویر سیستم تستشده.

جدول ۳: مشخصات ژنراتور تست شده.

مقدار	نماد	كميت
۱/۵ <i>kW</i>	$P_n$	توان نامی
$ \cdots V $	V	ولتاژ نامى
۴	Р	تعداد قطب
۵·Hz	$f_s$	فرکانس نامی
$\cdot$ / Y ) $\wedge$ $H$	$L_m$	اندوكتانس مغناطيس كنندكي
$1/\Delta \Omega$	$R_s$	مقاومت سيم پيچى استاتور
$\cdot/\cdot\cdot$ ۱۱۵ $H$	$L_{ls}$	اندوكتانس سيمپيچى استاتور
r/ta $\Omega$	$R_r$	مقاومت سیمپیچی رتور
$\cdot/\cdot\cdot$ ۱۱۵ $H$	$L_{lr}$	اندوكتانس سيمپيچى رتور



شکل ۱۵– نتایج اعمال روش HOTA به سیگنالهای اندازهگیریشده از تستهای آزمایشگاهی در دو حالت سالم و خطادیده.





شکل ۱۶- شکل موجهای اندازه گیری شده در حالت خطادیده، الف) ولتاژ خط استاتور (با ضریب 1/2)، سرعت، و جریان دو فاز از استاتور، ب) ولتاژ خط استاتور (با ضریب 1/2)، سرعت، و جریان دو فاز از رتور – (کانال یک ولتاژ استاتور، کانال دو خروجی تاکوژنراتور، کانالهای سوم و چهارم جریانهای استاتور و رتور).

در ابتدا، مقاومت خارجی متصل به مدار رتور صفر اهم میباشد (درواقع مدار رتور اتصال کوتاه میباشد). جریان ماشین اندازه گیری شده و دادههای اندازه گیری شده به برنامه پردازش سیگنال که در نرمافزار MATLAB نوشته شدهاست، داده شد. با اعمال روش پیشنهادی، محتوای فرکانسی سیگنال استخراج شد که نتایج آن در شکل ۱۵ با خطچین نشان داده شدهاست. دیده می شود که پیکهایی در طیف زئراتور و وجود دارد. دلایل وجود این پیکها عبارتاند از: قدیمی بودن ژراتور و وجود عدم تقارن اندک در سیم بندی رتور و همچنین نوسانات زشی از ولتاژ شبکه. سپس یک رئوستا به یک فاز رتور متصل شد که در واقع این مقاومت معادل با بروز عیب عدم تقارن الکتریکی در رتور میباشد. نتایج اعمال روش پیشنهادی در حالت خطادیده در شکل ۱۵ با خط پیوسته نشان داده شدهاست. همان گونه که دیده می شود مقدار پیکها در فرکانس های پریونیت شده متناظر با بروز عیب، رشد داشته اند که نشان دهنده وقوع عیب میباشد. در شکل ۱۶ شکل موجهای اندازه گیری شده در حالت خطادیده در حالت زماد داده انه انه

#### ۶- نتیجهگیری

در این مقاله برای تشخیص عیب در ژنراتور القایی، روش HOTA که یک روش مبتنی بر سیگنال در حوزه t - t است، معرفی گردید. در این روش با تغییر متغیر فرکانس مشخصه عیب نمایان تر می شود. برای سادگی، از مقدار محتوای سیگنال در فرکانسهای مختلف برحسب زمان میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان نیز میانگین گیری شد که توصیف سیگنال را ساده تر نمود و محور زمان زر می محصوم به خود را در جریان داده شد که می تواند تشخیص عیب را دچار بخش مکانیکی توربین بادی همانند اثر سایه برج، فرکانس همای آماری اختلال کند. در این مقاله نشان داده شد که با اعمال روش HOTA و در حالت بررسی میزان رشد اندازه در 1 $\pm$  k و سپس بررسی اندیسهای آماری سالم تمایز قائل شد. درنهایت با استفاده از نتایج آزمایشگاهی، روش HOTA و مرد ارزیابی قرار گرفت و موفقیت آن در تشخیص عیب را کنری مالم مورد ارزیابی قرار گرفت و موفقیت آن در تشخیص عیب الکتریکی رتور نشان داده شد.

#### مراجع

- R. Teodorescu, M. Liserre, and P. Rodríguez, Grid Converters for Photovoltaic and Wind Power Systems. John Wiley & Sons, 2010.
- منصور اوجاقی، ناصر یزدان دوست، شهریار گل محمدزاده،
  «تشخیص عیب گردش روغن در یاتاقان لغزشی موتور القایی
  با استفاده از هارمونیکهای توان لحظهای» مجله مهندسی برق
  دانشگاه تبریز، جلد ۴۶، شماره ۴، صفحه ۲–۱۷، زمستان
  ۱۳۹۵
- [۳] مریم السادات اخوان حجازی، جواد ابراهیمی، مریم صباغپور آرانی، گئورگ قرهپتیان، «تشخیص برخط عیبهای مکانیکی سیمپیچ ترانسفورماتور با استفاده از تخمین تابع تبدیل کانال انتشار موج UWB» مجله مهندسی برق دانشگاه تبریز، جلد ۴۷، شمار ۴، صفحه ۱۳۰۷–۱۳۱۵، زمستان ۱۳۹۶.
- [4] V. Climente-Alarcon, J. A. Antonino-Daviu, A. Haavisto, and A. Arkkio, "Diagnosis of Induction Motors Under Varying Speed Operation by Principal Slot Harmonic Tracking," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 51, no. 5, pp. 3591–3599, 2015.
- [5] H. Kim, S. Bin Lee, S. Park, S. H. Kia, and G. A. Capolino, "Reliable Detection of Rotor Faults under the Influence of Low-Frequency Load Torque Oscillations for Applications with Speed Reduction Couplings," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 2, pp. 1460–1468, 2016.
- [6] F. Dalvand, A. Kalantar, and M. S. Safizadeh, "A novel bearing condition monitoring method in induction motors based on instantaneous frequency of motor voltage," *IEEE Trans. Ind. Electron.*, vol. 63, no. 1, pp. 364–376, 2016.
- [7] S. C. Hamid A. Toliyat, Subhasis Nandi and H. Meshgin-kelk, *Electric Machines Modeling, Condition Monitoring, and Fault Diagnosis*, 1st ed. CRC Press, 2017.
- [8] T. Wang, H. Liu, L. Zhao, J. Huang, and Z. Hou,

Fault Diagnosis in Induction Motors under Time-Varying Conditions," *IEEE Trans. Energy Convers.*, vol. 32, no. 1, pp. 244–256, 2017.

- [20] A. Sapena-Bano et al., "Harmonic Order Tracking Analysis: A Novel Method for Fault Diagnosis in Induction Machines," *IEEE Trans. Energy Convers.*, vol. 30, no. 3, pp. 833–841, 2015.
- [21] A. Sapena-Bano, M. Riera-Guasp, R. Puche-Panadero, J. Martinez-Roman, J. Perez-Cruz, and M. Pineda-Sanchez, "Harmonic Order Tracking Analysis: A Speed-Sensorless Method for Condition Monitoring of Wound Rotor Induction Generators," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 6, pp. 4719–4729, 2016.
- [22] J. Kim, S. Shin, S. Bin Lee, K. N. Gyftakis, M. Drif, and A. J. M. Cardoso, "Power Spectrum-Based Detection of Induction Motor Rotor Faults for Immunity to False Alarms," *IEEE Trans. Energy Convers.*, vol. 30, no. 3, pp. 1123–1132, 2015.
- [23] J. Van de Vyver, T. L. Vandoorn, J. D. M. De Kooning, L. Vandevelde, and B. Meersman, "Shaft speed ripples in wind turbines caused by tower shadow and wind shear," *IET Renew. Power Gener.*, vol. 8, no. 2, pp. 195– 202, 2014.
- [24] M. Fooladi and A. Akbari Foroud, "Recognition and assessment of different factors which affect flicker in wind turbines," *IET Renew. Power Gener.*, vol. 10, no. 2, pp. 250–259, 2016.
- [25] D. S. L. Dolan and P. W. Lehn, "Simulation model of wind turbine 3p torque oscillations due to wind shear and tower shadow," 2006 IEEE PES Power Syst. Conf. Expo. PSCE 2006 - Proc., vol. 21, no. 3, pp. 2050–2057, 2006.
- [26] H. Sintra, V. M. F. Mendes, and R. Melício, "Modeling and Simulation of Wind Shear and Tower Shadow on Wind Turbines," *Proceedia Technol.*, vol. 17, pp. 471– 477, 2014.
- [27] R. K. Ibrahim, S. J. Watson, S. Djurović, and C. J. Crabtree, "An Effective Approach for Rotor Electrical Asymmetry Detection in Wind Turbine DFIGs," *IEEE Trans. Ind. Electron.*, vol. 65, no. 11, pp. 8872–8881, 2018.
- [28] F. Cheng, J. Wang, L. Qu, and W. Qiao, "Rotor Currentbased Fault Diagnosis for DFIG Wind Turbine Drivetrain Gearboxes using Frequency Analysis and a Deep Classifier," in 2017 IEEE Industry Applications Society Annual Meeting, IAS 2017, 2017, vol. 2017– Janua, no. 2, pp. 1–9.

"Quantitative broken rotor bar fault detection for closedloop controlled induction motors," *IET Electr. Power Appl.*, vol. 10, no. 5, pp. 403–410, 2016.

- [9] T. Ghanbari, "Autocorrelation function-based technique for stator turn-fault detection of induction motor," *IET Sci. Meas. Technol.*, vol. 10, no. 2, pp. 100–110, 2016.
- [10] B. Mirafzal and N. a O. Demerdash, "On Innovative Methods of Induction Motor Inter turn and Broken-Bar Fault Diagnostics," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 42, no. 2, pp. 405–414, 2006.
- [11] N. R. Devi, "Diagnosis and Classification of Stator Winding Insulation Faults on a Three-phase Induction Motor using Wavelet and MNN," *IEEE Trans. Dielectr. Electr. Insul.*, vol. 23, no. 5, 2016.
- [12] S. Bin Lee *et al.*, "Identification of False Rotor Fault Indications Produced by Online MCSA for Medium-Voltage Induction Machines," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 1, pp. 729–739, Jan. 2016.
- [13] T. Yang, H. Pen, Z. Wang, and C. S. Chang, "Feature Knowledge Based Fault Detection of Induction Motors Through the Analysis of Stator Current Data," *IEEE Trans. Instrum. Meas.*, vol. 65, no. 3, pp. 549–558, 2016.
- [14] T. A. Garcia-Calva, D. Morinigo-Sotelo, and R. De Jesus Romero-Troncoso, "Non-Uniform Time Resampling for Diagnosing Broken Rotor Bars in Inverter-Fed Induction Motors," *IEEE Trans. Ind. Electron.*, vol. 64, no. 3, pp. 2306–2315, 2017.
- [15] Y. Trachi, E. Elbouchikhi, V. Choqueuse, and M. E. H. Benbouzid, "Induction Machines Fault Detection Based on Subspace Spectral Estimation," *IEEE Trans. Ind. Electron.*, vol. 63, no. 9, pp. 5641–5651, 2016.
- [16] K. Yahia, M. Sahraoui, A. J. M. Cardoso, and A. Ghoggal, "The use of a modified prony's method to detect the airgap-eccentricity occurrence in induction motors," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 5, pp. 3869–3877, 2016.
- [17] A. H. Boudinar, N. Benouzza, A. Bendiabdellah, and M.-E.-A. Khodja, "Induction Motor Bearing Fault Analysis Using a Root-MUSIC Method," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 5, pp. 3851–3860, 2016.
- [18] S. H. Kia, H. Henao, and G. A. Capolino, "Fault Index Statistical Study for Gear Fault Detection Using Stator Current Space Vector Analysis," *IEEE Trans. Ind. Appl.*, vol. 52, no. 6, pp. 4781–4788, 2016.
- [19] A. Sapena-Bano, J. Burriel-Valencia, M. Pineda-Sanchez, R. Puche-Panadero, and M. Riera-Guasp, "The Harmonic Order Tracking Analysis Method for the

زيرنويسها

<sup>1</sup> Fault feature (characteristics)

<sup>6</sup> Harmonic Order Tracking Analysis

<sup>7</sup> Gabor

<sup>&</sup>lt;sup>8</sup> Kurtosis

<sup>&</sup>lt;sup>9</sup> Skewness <sup>10</sup> Wind shear

<sup>&</sup>lt;sup>11</sup> Tower shadow

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup> Fault signature

<sup>&</sup>lt;sup>3</sup> Stationary

<sup>&</sup>lt;sup>4</sup> Non-stationary

<sup>&</sup>lt;sup>5</sup> Motor Current Signature Analysis