Vol. 9, No.1, 2020-2021 (Serial No. 22)

Analysis of a Coaxial Consequent-Pole Magnetic Gear based on Magnetic equivalent circuit

A. Khoda Karami^{1*}, H. Feshki Farahani², R. Nasiri Zarandi³

* Islamic Azad University, Shahr-e-Qods Branch, Tehran, Iran (Received: 26/06/2020; Accepted: 05/09/2020)

Abstract

Design and analysis of a magnetic gear (MG) needs to pricise calculation of flux density distribution along the MG. However applying the finite element methode is relatively accurate, it takes a long time in the preliminary design process in order to study the effective parameters. One of the new structures of MGs is consequent-pole mahgnetic gear (CPM) kind that saves the permanent magnet (PM). In this paper, the 2-dimensional (2D) modeling of a CPM using magnetic equivalent circuit (MEC) method is presented which determines the distribution of magnetic fields, fluxes, and torques of inner and outer rotors. To evaluate the performance of the proposed model, a CPM is analysed with two pole PM arc coefficient and flux density is extracted in different parts of CMG as well as its radial and tangential component of tourqu. Furthermore, to confirm the proposed model results, the finite element analysis was performed by Ansoft / Maxwell software that verifies the MEC results.

Keywords: Consequent-Pole Magnetic Gear, Pull out Torque, Modulation Ring and Flux Density

. نشربه علمی «الکترومغناطیس کاربردی »

سال نهم، شماره ۱، بهار و تابستان ۱۴۰۰؛ ص ۸۸– ۲۹

علمی- پژوهشی تحلیل چرخدنده مغناطیسی هم محور با ساختار قطب منتجه بر مبنای مدار معادل مغناطیسی علیرضا خداکرمی^{(*}، حسن فشکی فراهانی^۲، رضا نصیری زرندی^۳

۱– مربی، دانشکده فنی و مهندسی، دانشگاه آزاد اسلامی واحد شهرقدس، شهرقدس، ایران، ۲– دانشیار، دانشکده فنی و مهندسی ، دانشگاه آزاد اسلامی واحد آشتیان، تهران، ایران، ۳– استادیار، پژوهشگاه نیرو، تهران، ایران (دریافت: ۱۳۹۹/۰۶/۱۵ پذیرش: ۱۳۹۹/۰۶/۱۵)

چکیدہ

بهمنظور تسهیل در طراحی و تحلیل یک چرخدنده، نیاز به محاسبه دقیق توزیع شار مغناطیسی در قسمتهای مختلف چرخدنده است. اگرچه استفاده از روش تحلیل المان محدود نسبتاً دقیقتر است اما برای مطالعات پارامتری در مراحل اولیه فرآیند طراحی یک محصول، بسیار زمانبر است. لذا در این مواقع اغلب از روش MEC استفاده میشود. یکی از ساختارهای نسبتاً جدید چرخدندهها، نوع قطب منتجه میباشد که در حجم آهنربا صرفهجویی میشود. در این مقاله مدل سازی دو بعدی یک چرخدنده قطب منتجه با استفاده از روش MEC ارائه شده است که توزیع میدانهای مغناطیسی، شارها، گشتاور روتور درونی و بیرونی را در بخشهای مختلف چرخدنده تعیین شده است. برای ارزیابی عملکرد مدل ارائه شده، برای دو نمونه چرخدنده با مقادیر متفاوت ضریب قطب و ضریب حلقه مدولاسیون چرخدنده تعلیل شده و چگالی شار، گشتاور و غیره در بخشهای مختلف چرخدنده تعیین شده است. همچنین برای تایید نتایج به دست آمده از مدل، تحلیل المان محدود توسط نرم افزار افزار Ansoft/Maxwell انجام گرفته است و نتایج با یکدیگر مقایسه شده اند.

واژههای کلیدی: چرخدنده هم محور قطب منتجه، گشتاور شکست، حلقه مدولاسیون و چگالی شار

۱– مقدمه

امروزه بیشتر دستگاههای مورد استفاده در صنایع مختلف دارای چرخدنده هستند و با پیشرفت روزافزون صنعت، چرخدنده ها نقش انکارناپذیری در فرآیندهای صنعتی پیدا کردهاند. این تجهیز برای انتقال توان دورانی از یک محور به محور دیگر که توسط آن، گشتاور و یا سرعت دورانی یا جهت چرخش و یا راستای محوری قابل تغییر است، مورد استفاده قرار می گیرد [۱]. در قرن گذشته از چرخدنده های مکانیکی به منظور دستیابی به اهداف گفته شده استفاده می شد اما معایبی همچون اصطکاک، سایش و شکست بهدلیل تماس دنده ها به یکدیگر، نیاز به روانکاری و نگهداری مداوم، سروصدای زیاد و ... باعث سوق محققان به سمت طراحی چرخدنده های مغناطیسی شده است.

ظهور چرخدنده های مغناطیسی تا حدودی محدودیت ها و مشکلات چرخدنده های مکانیکی را برطرف نموده اند. با توجه به توانایی انتقال گشتاور بدون تماس فیزیکی و استفاده از تزویج میدان های مغناطیسی برای این امر در چرخدنده های مغناطیسی، باعث افزایش قابلیت اطمینان، کاهش لرزش، محافظت در مقابل اضافه بار، مجزا نمودن شفت ورودی و خروجی از یکدیگر و هم چنین نیاز به تعمیر و نگهداری کمتر گردیده اند [۴- ۲].

ساختارهای مختلفی برای چرخدنده مغناطیسی [۱۳–۵] معرفی شدهاست. چرخدنده مغناطیسی هممحور در سال ۲۰۰۱ معرفی گردید [۱۴]. این نوع چرخدنده بهدلیل توانایی بالا در انتقال گشتاور در سالهای اخیر توجهات زیادی را در تحقیقات معطوف خود نموده است و تاکنون ساختارهای مختلفی از جمله ساختار هالباخ [۱۵, ۱۶] و همچنین ساختارهای ترکیبی [۱۷] برای این نوع چرخدنده ارائه شده است.

از نقطه نظر تحلیل الکترومغناطیسی، این نوع چرخدندهها تاکنون چهار روش مهم در مقالات ارائه شدهاند، که عبارتاند از: الف) روش تحلیلی [۲۴- ۱۸]، ب) تئوری ماشین های الکتریکی [۲۵]، ج) تحلیل عبددی (روش المان محدود) [۲۹- ۲۶] و د) تحلیل شبکه رلوکتانسی [۳۳- ۳۰].

هر یک از روشهای فوق دارای مزایا و معایبی میباشد؛ بهعنوان نمونه اگرچه روش تحلیل المان محدود یک روش دقیق برای مدلسازی دقیق ماشینهای الکتریکی میباشد که برای مواد مغناطیسی با خاصیت غیرخطی نیز کارایی دارد اما این روش زمان بر بوده و برای مطالعات پارامتری در مراحل اولیه فرآیند طراحی یک محصول، بسیار زمان بر است. همچنین روش مبتنی بر MEC ضمن برخورداری از دقت مناسب، نیاز به زمان محاسبات کمتری داشته که در مراحل اولیه طراحی چرخدنده میتواند مورد استفاده قرار گیرد. با توجه به سرعت روش MEC، این روش در زمینه تحلیل

^{*} نویسنده مسئول: aqukh@qodsiau.ac.ir

ماشینهای الکتریکی کاربرد زیادی داشته و مطالعات مختلفی از جمله مدلسازی ماشینهای القایی، رزولور ⁽ (اندازه گیر زاویه)، ماشینهای شار محوری، موتورهای سنکرون مغناطیس دائم و ... مورد استفاده قرار گرفتهاند [۳۸–۳۴].

یکی از ساختارهای چرخدنده های مغناطیسی، ساختار قطب منتجه میباشد که در این ساختار بخشی از آهنربا حذف شده و به صورت مجازی قطبهای S ساخته میشود. جهت دستیابی به چگالی گشتاور بالا، نیاز به آهنربا بزرگتر میباشد که این مساله ارتباط مستقیم با هزینه دارد. جهت غلبه بر این مشکل ساختار قطب منتجه ارائه شده است که میتواند به صورت چشمگیری در مصرف آهنربا صرفه جویی با حفظ چگالی گشتاور به مقدار مناسب نماید. در این ساختار با کاهش ۱۶/۵٪ آهنربا چگالی گشتاور فقط به میزان ۵/۳٪ کاهش میابد [۲۸].

در این مقاله مدلسازی دینامیکی چرخدنده های مغناطیسی هم محور قطب منتجه با استفاده از روش MEC بر مبنای روش تحلیل گره ارائه شده است. در این مدلسازی، با استخراج مدار معادل مغناطیسی و روابط حاکم بر آن، پارامترهای چرخدنده از جمله چگالی شارهای شعاعی و مماسی و گشتاورهای روتور درونی و بیرونی محاسبه می شوند. هم چنین برای تائید نتایج به دست آمده از مدل، تحلیل المان محدود توسط نرمافزار Ansoft/Maxwell انجام گرفته است و نتایج با یک دیگر مقایسه شده اند.

در اغلب مدلهای ارائه شده، چرخدنده در راستای شعاعی بهصورت هفتلایه در نظر گرفته شده که حجم محاسبات نسبتا بالایی دارد در حالیکه در مدل پیشنهاد شده در این مقاله چرخدنده در راستای شعاعی به پنج لایه تقسیم شده است که حجم محاسبات را بهصورت چشمگیری کاهش میدهد که یکی از نوآوریهای ایس مقاله به حساب میآید. لازم بهذکر است که علی رغم کاهش تعداد لایهها، مدل پیشنهادی از دقت خوبی برخوردار میباشد. همچنین استخراج مدل دینامیکی چرخ دنده در کنار تحلیل گره و محاسبات شار و گشتاور روتورهای درونی و بیرونی، از دیگر نوآوریهای ایس مقاله میباشد.

ساختار مقاله به این صورت است که، در بخش دوم ابتدا مقدمهای بر عمل کرد چرخدنده مغناطیسی هممحور ارائه شده و سپس استخراج مدار معادل مغناطیسی حاکم بر آن در بخش سوم ارائه شده است. در بخش چهارم مقاله به مدلسازی دینامیکی چرخدنده پرداخته شده است. نتایج به دستآمده از مدلسازی بههمراه تحلیل المان محدود در بخش پنجم آمده است. در بخش پایانی نیز نتیجه گیری مقاله ارائه شده است.

¹ Resolver

۲- اساس عملکرد چرخدنده هممحور قطب منتجه

ساختار چرخدنده قطب منتجه در شکل (۱) نشان داده شده است. با توجه به این شکل، این ساختار شامل روتور بیرونی، تکه قطبها و رتور درونی میباشد که در اکثر کاربردها تکه قطبها ثابت هستند. روتور با تعداد قطبهای بیشتر مانند روتور بیرونی، دارای سرعت پایین و گشتاور بالایی میباشد و بالعکس روتور درونی دارای سرعت بیشتر و گشتاور خروجی کمتر میباشد.



شکل (۱): ساختار چرخدنده مغناطیسی قطب منتجه.

البته میتوان در این ساختار با ثابت نگهداشتن یک جزء از سه جزء، دو جزء دیگر بچرخد. البته میتوانند هر سه نیز بچرخند. در این ساختار روتورهای درونی و بیرونی هر دو قطب منتجه بوده و قطبهای هر دو روتور در یک راستای شعاعی یکسان مغناطیس شدهاند. در این ساختار هر قطب به همراه قطب تکههای برجسته آهنی مجاور مسیری برای عبور شار فراهم مینمایند لذا پهنای این قطبهای آهنی برجسته نقش بسیار اساسی در عملکرد چرخدنده دارد.



شکل(۲): مسیر بسته شدن شار در ساختار قطب منتجه.

با توجه به مفهوم عملکردی این نوع چرخدنده، تعداد جفت قطب های هارمونیکهای فضایی میدان که توسط روتور CPM ایجاد می شود به صورت رابطه زیر می باشد:

$$p_{m,k} = |mp + kN_s|, \ m = 1, 2, 3, ..., \ k = 0, \pm 1, \pm 2, ...$$
 (1)

سرعت زاویهای هارمونیکهای فضایی نیز از رابطـه زیـر تعیـین میشود:

$$\Omega_{m,k} = \frac{mp}{mp + kN_s} \Omega_r + \frac{mp}{mp + kN_s} \Omega_s \tag{(1)}$$

که Ω_r و Ω بهترتیب سـرعت زاویـهای مکـانیکی روتـور و تکـه قطبها میباشد. برای دستیابی به چگالی گشـتاور انتقـالی حـداکثر باید رابطه زیر برقرار باشد:

$$p_l + p_h = N_s \tag{(7)}$$

زمانی کـه حلقـه مدولاسـیون ثابـت مـیشـود، نسـبت تبـدیل چرخدنده از رابطه زیر بهدست میآید:

$$G_r = \frac{p_h - N_s}{p_h} = -\frac{p_l}{p_h} \tag{(f)}$$

که علامت منفی بیانگر مخالف بودن جهـت چـرخش دو روتـور بیرونی و درونی میباشد.

۳- مدلسازی چرخدنده مغناطیسی هــم محـور بـر مبنای مدار معادل مغناطیسی

تحلیل مدار معادل مغناطیسی با پارامترهای مداری متمرکز یکی از روشهای تحلیلی است که معمولاً برای تخمین میدانهای ایستای مغناطیسی تجهیزات الکترومغناطیسی استفاده میشود. این روش در ماشینهای مغناطیس دائم، عموماً برای ارزیابی چگالی شارهای متوسط در فواصل هوایی و آهنرباها استفاده میشود. در واقع این روش یک ابزار طراحی مقدماتی سریع برای ماشینهای مغناطیس دائم است. درنتیجه در این مطالعه نیز از روش تحلیل شبکه رلوکتانسی برای مدلسازی چرخدنده مغناطیسی هم محور به منظور مطالعات طراحی استفاده شده است.

در تحلیل شبکه رلوکتانسی چرخدنده مغناطیسی هم محور، این چرخدنده در راستای مماسی به N قسمت مساوی (زاویه هر قطعه برابر با ۳۶۰/N درجه خواهد بود) و در راستای شعاعی با توجه ساختار این چرخدنده به ۵ لایه تقسیم شده که در شکل (۱) نشان داده شده است.

۳-۱- مدلسـازی رلوکتـانسهـای و نیروهـای محرکـه مغناطیسی شبکه

بهمنظور محاسبه رلوکتانس و نیروی محرکه مغناطیسی بین دو گره، ابعاد هندسی و مشخصه مواد مغناطیسی چـرخدنـده بایـد مشـخص

باشد. رلوکتانس یک ماده مغناطیسی را میتوان بهصورت زیـر بیـان

$$R = \frac{L}{\mu A} \tag{(b)}$$

کـه در آن، µ ضـریب نفوذپـذیری مغناطیسـی، L طـول مـاده مغناطیسـی و A سـطح مقطـع مـاده اسـت. بـرای مولفـه مماسـی L = (r + x)0 (معادل طول کمان) و A = h dx میباشد.

با توجه به شکل (۳)، رلوکتانس یک المان در راستای مماسی (dR₀) از قطعه مغناطیسی شکل را میتوان بهصورت زیر تعریف کرد [۳۹]:

$$dR_{\theta} = \frac{(r+x)\theta}{\mu \times h \times dx} \tag{(F)}$$

است:

کرد:

x متغیر نشاندهنده فاصله هر نقطه داخل قطعه از شعاع داخلی آن r: شعاع داخلی قطعه l: طول قطعه در راستای شعاعی Φ: زاویه قطعه

h ضخامت قطعه یا همان طول استک است



شکل(۳): مقاومت مغناطیس یک قطعه در مدار معادل مغناطیسی در راستای مماسی.

رلوکتانس یک قطعه از شبکه رلوکتانسی در راستای مماسی، با محاسبه هـدایت مغناطیسی آن (P₀) و سـپس معکوس کـردن آن، بهدست میآید:

$$P_{\theta} = \int \frac{1}{dR_{\theta}} = \frac{\mu_0 \mu_r h}{\theta} \ln\left(1 + \frac{l}{r}\right)$$
(Y)

$$R_{\theta} = \frac{\theta}{\mu_{0}\mu_{r}h} \frac{1}{\ln\left(1 + \frac{l}{r}\right)} \tag{A}$$

رلوکتانس قطعههای شعاعی (R_r) نیز بهصورت زیر قابل محاسبه

نیروی محرکه مغناطیسی آهنرباهای تعبیه شده در دو روتور چرخدنده را میتوان بهصورت منابع ولتاژی در هر شاخه مداری مدل کرد. نیروی محرکه مغناطیسی یک آهنربا با طول آن در راستای مغناطیسشدگی (*I*_m) و شدت میدان ضدمغناطیسی آن (*H*_c) رابطه مستقیم دارد:

$$M_{k} = H_{c}(\theta) l_{mk} \tag{1.}$$



در رابطه فوق اندیس k، نشانگر قطعه kاُم در راستای مماسی است.

$$R_r = \int_0^l \frac{dx}{\mu h \theta(r+x)} = \frac{1}{\mu_0 \mu_r h \cdot \theta} \ln\left(1 + \frac{l}{r}\right) \tag{9}$$

رلوکتانس قسمتهای مختلف مدار معادل شامل، یوغها، تکه قطبها، آهنرباها و فواصل هوایی با استفاده از روابط (۸ و ۹) محاسبه می شود که، برای حالتی که هوا می باشد باید $\mu_r = 1$ قرار گیرد. لازم بهذکر است که به دلیل یکنواخت بودن توزیع میدان در راستای Z، از رلوکتانس مدار در این راستا (R_z)، صرفنظر شده است.

شکل (۴): مدار معادل چرخدنده مغناطیسی هممحور با ساختار قطب منتجه و پارامترهای آن.

که شار هر یک از شاخه از روابط (۱۱– ۸) بهدست میآید.

$$\varphi_{i-1,j} = Q_{i-1,j} \cdot \left(U_{i-1,j} - U_{i,j} \right)$$
(17)

$$\varphi_{i+1,j} = Q_{i,j} \cdot \left(U_{i+1,j} - U_{i,j} \right)$$
(17)

$$\varphi_{i,j-1} = P_{i,j-1} \cdot \left(U_{i,j-1} - U_{i,j} \right)$$
(14)

$$\varphi_{i,j+1} = P_{i,j} \cdot \left(U_{i,j+1} - U_{i,j} + M_{i,j} \right)$$
(12)

که P و Q بهترتیب مولفههای شعاعی و مماسی هدایت مغناطیسی هریک از المانها و M نیروی محرکه مغناطیسی میباشد. با جایگذاری روابط (۱۵–۱۲) در رابطه (۱۱) و سادهسازی آن میتوان رابطه (۱۶) را نوشت: M_k نیروی محرکه مغناطیسی برای قطعه ۸ام میباشد. باتوجه به مطالب ارائه شده، بهمنظور استخراج توزیع شار مغناطیسی در بخشهای مختلف چرخدنده، باید معادلات گره برای مدار فوق که شامل ۸ ۵ گره و درنتیجـه ۸ ۵ مجهـول کـه بیانگر پتانسـیل مغناطیسی گرهها میباشد، حل شود. باتوجه به خطی بودن روابط، برای محاسبه این مجهولات، میتوان یک دستگاه معادلات خطی تشکیل داد و آن را حل نمود.

۲-۳- معادلات حاکم برمدار معادل مغناطیسی

مدار معادل چرخدنده مغناطیسی هم محور در شکل (۴) نشان داده شده است که دارای پنج لایه است. باتوجه به شکل (۴-الف)، برای گره ستون iأم سطر زأم می توان رابطه زیر را نوشت:

$$\varphi_{i-1,j} + \varphi_{i+1,j} + \varphi_{i,j-1} + \varphi_{i,j+1} = 0 \tag{11}$$

$$\begin{aligned} &- \left(P_{i,j} + Q_{i,j} + P_{i,j-1} + Q_{i-1,j} \right) U_{i,j} - \left(P_{i,j-1} \right) U_{i,j-1} \\ &+ \left(Q_{i-1,j} \right) U_{i-1,j} + \left(Q_{i,j} \right) U_{i+1,j} + \left(P_{i,j} \right) U_{i,j+1} \\ &= -P_{i,j} M_{i,j} \\ i = 1, 2, \dots, N, \qquad j = 1, 2, \dots, 5 \end{aligned}$$

$$(16)$$

مطابق شکل (۴-ب) پس از تعیین مقاومت های مغناطیسی بخش های مختلف بر اساس روابط (۸ و ۹) می توان مؤلف های شعاعی (P) و مماسی (Q) هدایت مغناطیسی را به صورت زیر بیان نمود:

$$P_{i,1} = \left(R_{r-yo} + R_{r-mo} + R_{r-go/2}\right)^{-1}$$

$$P_{i,2} = \left(R_{r-go/2} + R_{r-p/2}\right)^{-1}$$

$$P_{i,3} = \left(R_{r-yi} + R_{r-gi/2}\right)^{-1}$$

$$P_{i,4} = \left(R_{r-yi} + R_{r-mi} + R_{r-gi/2}\right)^{-1}$$

$$Q_{i,1} = \left(R_{\theta-yo}\right)^{-1}$$

$$Q_{i,2} = \left(R_{\theta-go}\right)^{-1}$$

$$Q_{i,3} = \left(R_{\theta-g}\right)^{-1}$$

$$Q_{i,4} = \left(R_{\theta-gi}\right)^{-1}$$

$$Q_{i,5} = \left(R_{\theta-yi}\right)^{-1}$$

R_{0-g0}،R_{0-gi}: رلوکتانسهای مماسی فاصله هوایی درونی و بیرونی R_{1-gi/2}،R_{r-gi/2}: رلوکتانسهای شعاعی برای نصف طول فاصـله هـوایی درونی و بیرونی میباشند.

پس از نوشتن رابطه (۱۶) برای تکتک گرهها، می توان رابطه بین پتانسیل مغناطیسی با نیروی محرکه مغناطیسی گرهها و هدایت مغناطیسی را به فرم ماتریسی بهصورت زیر نوشت:

$$\left[P_{Net}\right]_{5N\times 5N} \times \left[U_{Net}\right]_{5N\times 1} = \left[F_{Net}\right]_{5N\times 1} \tag{14}$$

که در آن U_{Net} بردار پتانسیل مغناطیسی گرههای مـدار بـوده و بهصورت بردار زیر میباشد:

$$\boldsymbol{U}_{Net} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{U}_{1,1} \\ \boldsymbol{U}_{1,2} \\ \vdots \\ \boldsymbol{U}_{i,j} \\ \vdots \\ \boldsymbol{U}_{5,N} \end{bmatrix}$$
(19)

همچنین P_{Net} ماتریس هدایت مغناطیسی و F_{Net} ماتریس نیروی محرکه مغناطیسی وارد شونده به گرهها میباشد. لازم بهذکر است که در روابط (۱۹)، جهت منابع معادل باتوجه به نوع آهنربا (N یا S) در هر موقعیت، تعیین میشود. با ضرب طرفین رابطه (۱۸) در معکوس ماتریس P_{Net}، میتوان پتانسیل مغناطیسی گرهها را بهدست آورد:

$$\begin{bmatrix} U_{Net} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P_{Net} \end{bmatrix}^{-1} \times \begin{bmatrix} F_{Net} \end{bmatrix}$$
 ($\Upsilon \cdot$

با مشخص شدن پتانسیل مغناطیسی گردها، شار مغناطیسی شاخه ابا استفاده از روابط (۱۵–۱۲) به دست می آیند. باتوجه به مشخص شدن شار در بخش های مختلف، می توان چگالی شار در سراسر چرخدنده از جمله مسیرهای شعاعی ($B_{r-go} = B_{r-gi}$) و مسیرهای مماسی در فواصل هوایی درونی و بیرونی ($B_{0-gi} = 0$) و را به صورت روابط (۲۴–۲۱) به دست آورد.

$$B_{r-go} = \frac{\varphi_{r-go}}{A_{r-go}}, \quad A_{ngo} = \frac{\theta \times L \times (r_{p2} + r_{o1})}{2} \tag{(1)}$$

$$B_{r-gi} = \frac{\varphi_{r-gi}}{A_{r-gi}}, \quad A_{r-gi} = \frac{\theta \times L \times (r_{i2} + r_{p1})}{2}$$
(YY)

$$B_{\theta-go} = \frac{\varphi_{\theta-go}}{A_{\theta-go}}, A_{\theta-go} = L \times (r_{o1} - r_{p2})$$
(YT)

$$B_{\theta-gi} = \frac{\varphi_{\theta-gi}}{A_{\theta-gi}}, A_{\theta-gi} = L \times (r_{p1} - r_{i2})$$
(Yf)

در روابط (۲۴–۲۱)، θ نشاندهنده زاویه پوشش داده شده در هر المان مدار میباشد که با توجه به تقسیم چرخدنده بـه N المـان، مقدار آن برابر با ۲π/N ۲ رادیان میباشد. پارامترهای r_{p2} 4_{p1} 4_{p2} و r_{o1} بهترتیب نشاندهنده شعاع بیرونی روتور درونی، شعاع داخلی حلقـه فرومغناطیس، شعاع بیرونی حلقه فرومغناطیس و شعاع داخلی روتور بیرونی میباشد. L طول استک (ضخامت چرخدنده) میباشد. پارامتر A نیز سطح مقطع مسیر عبور شار را نشان میدهد.

برای در نظر گرفتن خاصیت غیرخطی و اشباع هسته، باید هسته بهصورت منحنی B-H در مدل، لحاظ گردد. البته در این مطالعه با توجه به این که حداکثر چگالی شار مغناطیسی در محدوده خطی قرار دارد، این منحنی بهصورت خطی درنظر گرفته شده است. در مرجع [۴۰] نحوه در نظر گرفتن پدیده اشباع برای موتورهای BLDC توضیح داده شده است که براحتی میتواند برای چرخدنده نیز مورد استفاده قرار گیرد. برای این منظور میتوان مشخصه هسته \cdot / γ که براب میرایی c_d ثابت میرایی که برابر با λ_i^{k+1} انتخاب شده است. لذا در هر تکرار باید رلوکتانسها بر حسب مقادیر جدید پرمابیلیته محاسبه و مقدار شار و چگالی شار بهدست آمده و تا زمانی که رابطه زیر برقرار باشد ادامه یابد.

$$\frac{\left|\mu_{r1,i}^{k-1} - \mu_{i}^{k-1}\right|}{\mu_{i}^{k-1}} \leq \in$$
(\mathcal{T}\cdots)

که ∋ شاخص اتمام تکرار بوده و با توجـه بـه دقـت مـورد نيـاز انتخاب می شود.

۴- استخراج گشتاور روتور درونی و بیرونی

رابطه کلی محاسبه گشتاور برای چـرخدنـده مغناطیسـی هـممح بەصورت رابطە زير بيان مىشود:

$$T = \frac{h \cdot r^2}{\mu} \int_0^{2\pi} B_{\theta} \cdot B_r d\theta \tag{(71)}$$

در این رابطه، مجموع گشتاور وارده بر کلیه المانهای روتور محاسبه می شود. با توجه به این که، این انتگرال برروی سطح روتور اعمال می شود، پارامتر B_r ، مؤلفه میدان عمود بر سطح المان و B_{θ} ، مؤلفه میدان سطحی عبوری از المان را نشان میدهد.

رابطه انتگرالی گشتاور (۳۱) را می توان به یک فضای گسسته به صورت زیر منتقل و گشتاور حاصل از روتور درونی (T_i) و گشتاور وارده بر روتور بیرونی (T_o) را استخراج کرد:

$$T_{o} = \frac{\pi . h . (R_{p2} + R_{o1})^{2}}{2\mu_{0} . N} \sum_{j=1}^{N} B_{\theta o_{-j}} . B_{m_{-j}}$$
(°°)

$$T_{i} = \frac{\pi . h . (R_{i2} + R_{p1})^{2}}{2.\mu_{0}.N} \sum_{j=1}^{N} B_{\theta i_{j}}.B_{\pi j}$$
(°°°)



را با منحنی B-H در مدلسازی لحاظ نمود. با در نظر گرفتن مشخصه هسته، رابطه (۱۸) را می توان به صورت زیر بیان نمود:

$$\left[P_{Net}\left(\mu_{i}^{k}\right)\right]_{5N\times5N}\times\left[U_{Net}\left(\mu_{i}^{k}\right)\right]_{5N\times1}=\left[F_{Net}\right]_{5N\times1}$$
(Y Δ)

که μ_i^k پرمابیلیته المان أم (i اندیس برای المان هـای در نظـر μ_i^k گرفتـه شـده در راسـتای مماسـی اسـت) در تکـرار kاُم مـیباشـد. لذا با است. لذا با است. لذا با است. لذا با U_{Net} (μ_i^k) استفاده از مقدار پتانسیل مغناطیسی در تکرار kاُم، می توان شار شاخهها را محاسبه نموده و با استفاده از آن مولفههای چگالی شار را از روابط زیر بهدست آورد.

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{B}_{r,i}^{k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\varphi}_{r,i}^{k} \end{bmatrix} / \boldsymbol{A}_{r,i}$$
(Y9)

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{B}_{\theta,i}^{k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\varphi}_{\theta,i}^{k} \end{bmatrix} / \boldsymbol{A}_{\theta,i}$$
(YY)

که $\varphi_{\theta_i}^k$ و شعاعی شار، و شعاعی شار، $\varphi_{\theta_i}^k$ ، اسطح عبور مولفهای مماسی و شعاعی شار $A_{r,i}$ و $A_{\theta,i}$ و $B_{r,i}^{k}$ و $B_{r,i}^{k}$ برای المان أام در تکرار \mathbf{k} ام میباشد. با تعیین چگالی $B_{\theta,i}^{k}$ شار، با استفاده از مشخصه مغناطیسی مواد می توان شدت میدان مغناطیسی H_i^k مرتبط با B_i^k را بهدست آورد و با استفاده از آن پرمابیلیته مرتبط با این چگالی شار را از رابطه زیر بهدست آورد.

$$\mu_{r1,i}^{k} = B_{i}^{k} / H_{i}^{k} \tag{YA}$$

بنابراین پرمابیلیته در تکرار k+1 ام توسط رابطه زیر تعیین می شود [۴۱]:

$$\mu_{i}^{k+1} = \mu_{i}^{k} + \lambda_{i}^{k+1} \cdot \left(\mu_{r_{1,i}}^{k} - \mu_{i}^{k}\right)$$

$$\lambda_{i}^{k+1} = \min\left\{1, \ 0.01 + \frac{c_{d}}{c_{d} + \left|\mu_{r_{1,i}}^{k} - \mu_{i}^{k}\right| / \mu_{i}^{k}}\right\}$$
(Y9)

300

300

350

350



در روابط فوق، شعاع متوسط فواصل هوایی در نظر گرفته شده است. باتوجه به تقسیم چرخدنده در راستای مماسی به N قسمت، لذا $N = 2\pi / N$ در نظر گرفته می شود. گشتاور متوسط غیر صفر وارد بر روتور بیرونی چرخدنده در اثر چرخش روتور درونی به وجود می آید و این گشتاور منجر به حرکت کردن روتور بیرونی می شود.

۵- نتایج شبیهسازی

در این بخش یک نمونه چرخدنده مغناطیسی با مشخصات ارائه شده در جدول (۱) توسط مدل پیشنهادی تحلیل شده و میدان های مغناطیسی و گشتاور در بخش های مختلف تعیین شده است. همچنین برای تایید صحت نتایج بهدست آمده از روش مدلسازی MEC، چرخدنده مذکور با استفاده از روش المان محدود نیےز مورد شبیهسازی قرار گرفته است. در این مدلسازی، چرخدنده در راستای مماسی به ۷۲۰ المان (N= ۷۲۰) تقسیم شده است. همچنـین در راستای شعاعی چرخدنده به پنج لایه تقسیم شده است که در بخش قبلی توضیح داده شد. شبیه سازی برای دو حالت زیر انجام شده است و هدف آن است که در کنار نشان دادن کارایی مدل پیشنهادی، تاثیر کاهش حجم آهنربای استفاده شده بر مولف های مماسی و شعاعی و همچنین گشتاور خروجی مورد بررسی قرار گیرد. شکل موج مؤلفههای مماسی و شعاعی چگالی شار در طول فاصله هوایی درونی و بیرونی برای چرخدنده در شکل (۵) نشان داده شده است. باتوجه به تعداد قطبهای روتور درونی و بیرونی، دوره تناوب چگالی شار روتور پرسرعت برابر با ۷۲ (۳۶۰/۵) درجه میباشد. همچنین تعداد ضربانهای موجود در هر دوره از چگالی شار برابر با تعداد قطبهای روتور بیرونی میباشد که برابر با ۱۷ ضربان در ۳۶۰ درجه مکانیکی می باشد. برای مقایسه نتایج بهدستآمده از مدلسازی، چرخدنده مذکور با استفاده از روش المان محدود نیز مورد تحلیل قرار گرفته و چگالی شار مغناطیسی در فواصل هوایی درونی و بیرونی بهدست آمده است که در شکل (۵) ترسيم شده است.



شکل (۶): توزیع چگالی شار بههمراه خطوط شار مغناطیسی برای ki=80% ki

شکل (۶) چگالی شار بههمراه توزیع خطوط شار مغناطیسی که توسط آهنرباهای موجود در روی هر دو روتور درونی و بیرونی تحریک شده است، نشان داده شده است. از روی این شکل می توان دریافت که، تراکم خطوط مغناطیسی در بین دو آهنربای مجاور روتور درونی و بیرونی بیشتر است. همچنین در لبههای نوک تیز تکهقطبها و گوشههای آهنربا، میزان چگالی شار بالا بوده و ممکن است باعث اشباع هسته شود.

واحد	مفدار		M .:	•••1 fi
	حالت دوم	حالت اول	303	پارامىر
mm	• /۵		g_i	طول فاصله هوايي دروني
mm	• /۵		g_o	طول فاصله هوايي بيروني
mm	41		r_s	شعاع شفت
mm	۵١		r_{il}	شعاع داخلی روتور درونی
mm	۶۳		r_{i2}	شعاع بيرونى روتور درونى
mm	۶۳/۵		r_{pl}	شعاع داخلي حلقه مدولاسيون
mm	۶۸/۵		r_{p2}	شعاع بيروني حلقه مدولاسيون
mm	۶۹		r_{ol}	شعاع داخلى روتور بيرونى
mm	۷۵		r_{o2}	شعاع بيروني روتور بيروني
mm	٨٠		r_{yl}	شعاع يوغ بيرونى
mm	۶۰		L	طول محور (استک)
_	۵		p_h	تعداد زوج قطبهاي أهنرباي
				روتور درونی
_	١٧		p_l	تعداد زوج قطبهای آهنربای
				روتور بيرونى
-	٢٢		n_s	تعداد تكەقطبھا
Т	•/۴۴		B_r	چگالی شار پسماند
A/m	۰۰۰ر ۲۷۰_		H_c	نيرو محركه ضدمغناطيسي
				آهنربا
-	شعاعى		-	جهت مغناطیسشدگی
mm	١٢		l_{mh}	ضخامت آهنربای روتور درونی
mm	۶		l_{ml}	ضخامت آهنربای روتور بیرونی
%	۶.		k_s	ضريب أهن حلقه مدولاسيون
%	۶.	٨٠	k_i	ضريب آهنرباي قطب دروني
۶.	۶.	۷۵	k_o	ضريب آهنرباي قطب بيروني

جدول (۱): مشخصات مغناطیسی و ابعاد هندسی چرخدنده مغناطیسی.

۵-۱- حالت اول: ضریب قطب درونی ۸۰٪ و قطب بیرونی ۷۵٪

یکی از مهمترین مشخصههای چرخدندهها، مشخصه گشتاور برحسب زاویه مکانیکی میباشد. حداکثر گشتاوی که چرخدنده مغناطیسی میتواند به بار انتقال دهد، در یک زاویه مکانیکی خاص روتور درونی نسبت به روتور بیرونی اتفاق میافتد. درواقع تعیین کننده گشتاور خروجی چرخدنده، گشتاور بار این سیستم است که منجر به ایجاد یک اختلاف زاویه الکتریکی خاص متناظر با گشتاور مورد نیاز، بین دو روتور میشود. به منظور درک بهتر این موضوع، میتوان منحنی قابلیت گشتاور چرخدنده را ترسیم نمود. این منحنی، با ثابت

نگه داشتن روتور بیرونی و حرکتدادن روتور درونی به اندازه یک دوره الکتریکی (به اندازه زاویه پهنای یک قطب) بهدست میآید [۴۲].



گشتاور خروجی با استفاده از روابط (۲۶–۲۷) برای چرخدنده مذکور محاسبه شده است که در شکل (۷) ترسیم شده است. نتایج شبیه سازی المان محدود نیز در این شکل ترسیم شده است که صحت نتایج به دست آمده از مدل را تایید می کند. همان گونه که از شکل مشخص است، حداکثر گشتاور قابل تولید توسط روتور بیرونی که گشتاور شکست نامیده می شود برابر N.M /۳ و گشتاور شکست روتور درونی برابر N.M /۸ می باشد. میزان گشتاور شکست به دست آمده از روش FEM برای روتورهای بیرونی و درونی به تر تیب برابر با ۳۰/۵ N.m و ۸/۲ می باشد که با نسبت تبدیل



۵-۲- حالــت دوم: ضــریب قطــب درونــی و بیرونــی برابر با ۶۰٪

در این حالت حجم آهنربای استفاده شده نسبت به حالت قبل کاهش یافته است و ضرایب قطب برای روتور درونی و بیرونی به ۶۰٪ کاهش یافته است. شکل موج مؤلفههای مماسی و شعاعی چگالی شار در طول فاصله هوایی درونی و بیرونی برابر با ۶۰٪ میباشد، برای حالتی که ضریب قطب درونی و بیرونی برابر با ۶۰٪ میباشد، در شکل (۸) نشان داده شده است. باتوجه به کاهش حجم آهنربا، گام قطب، کاهش یافته و میزان مثبت بودن چگالی شار در هر دوره کاهش یافته است.

برای این حالت چگالی شار و خطوط مغناطیسی در شکل (۸) نشان داده شده است. با توجه به این شکل تراکم خطوط بین قطبها نسبت به حالت قبل، کاهش یافت و دلیل آن افزایش فاصله بین دو قطب (قطب برجسته) میباشد. همچنین با توجه به ترسیم توزیع چگالی شار برای هر دو حالت در در بازه T ۲۰/۰۵ تا T ۷/۰، شکل (۹) نشان میدهد که حداکثر چگالی شار در این حالت نسبت به حالت قبلی کاهش یافته است که دلیل اصلی آن کاهش حجم آهنربا میباشد.



شکل (۸): الف) مؤلفه شعاعی روتور درونی، ب) مؤلفه مماسی روتور درونی، ج) مؤلفه شعاعی روتور بیرونی، د) مؤلفه مماسی روتور بیرونی چگالی شار مغناطیسی در فاصله هوایی درونی و بیرونی به دو روش MEC و FEA و با مقادیر ki=60% و ki=60%.



k_i=60% و k_i=60%

گشتاور روتورهای درونی و بیرونی برای این حالت در شکل (۱۰) ترسیم شده است. با توجه به این شکل، میتوان دریافت که حداکثر گشتاور قابل تولید توسط روتور بیرونی برابر N.M ۸۸۸ و گشتاور شکست روتور درونی برابر N.M ۸ میباشد. میزان گشتاور شکست بهدستآمده از روش FEM برای روتورهای بیرونی و درونی در این حالت بهترتیب برابر با برابر با N.M ۲۷/۶۵ ایس میباشد. با مقایسه نتایج دو حالت میتوان دریافت که با کاهش حدود ۲۳ درصدی حجم آهنربا، میزان گشتاور تنها در حدود ۷/۷ درصد کاهش می بابد که نشان از کارایی ساختار قطب منتجه دارد.



شکل(۱۰): مشخصه گشتاور - زوایه الکتریکی برای روتورهای درونی و k_i=60%, k_o=60%

۶- نتیجهگیری

در این مقاله مدلسازی چرخ دنده مغناطیسی هم محور با ساختار قطب منتجه بر مبنای روش MEC ارائه شد. برای این منظور با استخراج مدل شبکه رلوکتانسی و با استفاده از تحلیل گره روابط

حاکم بر مدار معادل نوشته شد. در شبکه رلوکتانسی، کل فضای چرخدنده به تعداد زیادی المان در راستای مماسی تقسیم شد که هر المان در راستای شعاعی به ۵ لایه تقسیم شد. در ادامه با اعمال روابط گره برروی آنها، پتانسیل مغناطیسی محاسبه شد و با استفاده از آن شار مغناطیسی و چگالی آن در کلیه بخشها تعیین و وارده بر روتور بیرونی محاسبه گردید. مدل ارائه شده بر روی یک چرخدنده با ضرایب قطب مختلف اعمال شد و چگالی شار مماسی و شعاعی برای هر دو روتور درونی و بیرونی استخراج گردید. همچنین نشان داده شد که با توجه به هزینه بالای آهنربا، در ساختار منتجه با کاهش حدود ۲۳ درصدی حجم آهنربا، میزان گشتاور تنها در منتجه دارد. همچنین با مدل سازی چرخدنده توسط نرمافزار منتجه دارد. همچنین با مدل سازی چرخدنده توسط نرمافزار منتجه دارد. همچنین با مدل ای داده شد که نتایج مدل با منتجه دارد. همچنین با مدل ای داده شد که نتای هر مان از کارایی ساختار قطب منتجه دارد. همچنین با مدل ازی چرخدنده توسط نرمافزار منتجه دارد. همچنین با مدل ازی چرخدنده توسط نرمافزار

۷- مراجع

- S. Niu, N. Chen, S. L. Ho, and W. N. Fu, "Design Optimization of Magnetic Gears Using Mesh Adjustable Finite-Element Algorithm for Improved Torque," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 48, no. 11, pp. 4156-4159, 2012.
- [2] K. Atallah, S. D. Calverley, and D. Howe, "High-performance magnetic gears," Journal of Magnetism and Magnetic Materials, vol. 272-276, no. Supplement, pp. E1727-E1729, 2004/05/01/ 2004.
- [3] X. L. Xiaoxu Zhang, Chao Wang, and Zhe Chen, "Analysis and Design Optimization of a Coaxial Surface-Mounted Permanent-Magnet Magnetic Gear," Energies, vol. 7, no. 12, pp. 8535-8553, 2014.
- [4] Y. F. Xin Yin, Xiaoyan Huang, "Analytical Modeling of a Novel Vernier Pseudo-Direct-Drive Permanent-Magnet Machine," IEEE Transactions on Magnetics vol. 53, no. 6, 2017.
- [5] P. M. Tlali, R. J. Wang, and S. Gerber, "Magnetic gear technologies: A review," in 2014 International Conference on Electrical Machines (ICEM), pp. 544-550, 2014.
- [6] Y. D. Yao, D. R. Huang, C. M. Lee, S. J. Wang, D. Y. Chiang, and T. F. Ying, "Magnetic coupling studies between radial magnetic gears," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 33, no. 5, pp. 4236-4238, 1997.
- [7] Y. D. Yao, D. R. Huang, C. C. Hsieh, D. Y. Chiang, and S. J. Wang, "Simulation study of the magnetic coupling between radial magnetic gears," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 33, no. 2, pp. 2203-2206, 1997.
- [8] S. Kikuchi and K. Tsurumoto, "Design and characteristics of a new magnetic worm gear using permanent magnet," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 29, no. 6, pp. 2923-2925, 1993.
- [9] S. Kikuchi and K. Tsurumoto, "Trial construction of a new magnetic skew gear using permanent magnet," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 30, no. 6, pp. 4767-4769, 1994.
- [10] J. Rens and K. Atallah, "A Novel Magnetic Harmonic Gear," Electric Machines & Drives Conference, 2007. IEMDC '07. IEEE International, pp. 3-8, 2007.

Transactions on Magnetics, vol. 50, no. 11, pp. 3313-3327, 2014.

- [28] K. Nakamura, M. Fukuoka, and O. Ichinokura, "Performance improvement of magnetic gear and efficiency comparison with conventional mechanical gear," Journal of Applied Physics, vol. 115, no. 17, pp. 50-53, 2014.
- [29] N. Niguchi, K. Hirata, M. Muramatsu, and Y. Hayakawa, "Eddy current analysis of magnetic gear employing 3-D FEM," Electromagnetic Field Computation (CEFC), 2010 14th Biennial IEEE Conference on, vol. 540, no. 2009, p. 1, 2010.
- [30] M. Fukuoka, K. Nakamura, and O. Ichinokura, "Dynamic Analysis of Planetary-Type Magnetic Gear Based on Reluctance Network Analysis," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 47, no. 10, pp. 2414-2417, 2011.
- [31] M. Fukuoka, K. Nakamura, and O. Ichinokura, "RNA-Based Optimum Design method for SPM type Magnetic Gears," Journal of the Magnetics Society of Japan, vol. 37, no. 3-2, pp. 264-267, 2013.
- [32] Y.-C. Wu and B.-S. Jian, "Magnetic field analysis of a coaxial magnetic gear mechanism by two-dimensional equivalent magnetic circuit network method and finite-element method," Applied Mathematical Modelling, vol. 39, no. 19, pp. 5746-5758, 2015.
- [33] M. Johnson, M. C. Gardner, and H. A. Toliyat, "A Parameterized Linear Magnetic Equivalent Circuit for Analysis and Design of Radial Flux Magnetic Gears—Part I: Implementation," IEEE Transactions on Energy Conversion, 2017.
- [34] F. Abolqasemi-Kharanaq, R. Alipour-Sarabi, Z. Nasiri-Gheidari, and F. Tootoonchian, "Magnetic Equivalent Circuit Model for Wound Rotor Resolver Without Rotary Transformer's Core," J. IEEE Sensors Journal, vol. 18, no. 21, pp. 8693-8700, 2018.
- [35] J. Bao, B. Gysen, and E. Lomonova, "Hybrid analytical modeling of saturated linear and rotary electrical machines: Integration of Fourier modeling and magnetic equivalent circuits," J. IEEE Transactions on Magnetics, vol. 54, no. 11, pp. 1-5, 2018.
- [36] P. Naderi and A. Shiri, "Modeling of ladder-secondary-linear induction machine using magnetic equivalent circuit," J IEEE Transactions on Vehicular Technology, vol. 67, no. 12, pp. 11411-11419, 2018.
- [37] P. Ojaghlu, A. Vahedi, and F. Totoonchian, "Magnetic equivalent circuit modelling of ring winding axial flux machine," J. IET Electric Power Applications, vol. 12, no. 3, pp. 293-300, 2017.
- [38] J.-H. Sim, D.-G. Ahn, D.-Y. Kim, and J.-P. Hong, "Threedimensional equivalent magnetic circuit network method for precise and fast analysis of PM-assisted claw-pole synchronous motor," J. IEEE Transactions on Industry Applications, vol. 54, no. 1, pp. 160-171, 2017.
- [39] H. F. Farahani, "Magnetic equivalent circuit modelling of coaxial magnetic gears considering non-linear magnetising curve," J. IET Science, Measurement Technology, vol. 14, no. 4, pp. 454-461, 2020.
- [40] K. Nakamura and O. Ichinokura, "Dynamic simulation of PM motor drive system based on reluctance network analysis," in 2008 13th International Power Electronics and Motion Control Conference, IEEE, pp. 758-762, 2008.
- [41] M. Cheng, K. Chau, C. Chan, E. Zhou, and X. J. I. T. o. M. Huang, "Nonlinear varying-network magnetic circuit analysis for doubly salient permanent-magnet motors," vol. 36, no. 1, pp. 339-348, 2000.
- [42] S. Mallampalli and V. Rallabandi, "Parametric study of magnetic gear for maximum torque transmission," in 2014 IEEE International Conference on Power Electronics, Drives and Energy Systems (PEDES), pp. 1-5, 2014.

- [11] K. Davey, L. McDonald, and T. Hutson, "Axial Flux Cycloidal Magnetic Gears," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 50, no. 4, 2014.
- [12] Y. Chen and F. Weinong, "A novel hybrid-flux magnetic gear and its performance analysis using the 3-D finite element method," Energies, vol. 8, no. 5, pp. 3313-3327, 2015.
- [13] M. Chen, K.-t. Chau, C. H. T. Lee, and C. Liu, "Design and Analysis of a New Axial-Field Magnetic Variable Gear Using Pole-Changing Permanent Magnets," Progress In Electromagnetics Research, vol. 153, no. October, pp. 23-32, 2015.
- [14] K. Atallah and D. Howe, "A novel high-performance magnetic gear," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 37, no. 4, pp. 2844-2846, 2001.
- [15] L. Jian and K. T. Chau, "A Coaxial Magnetic Gear With Halbach Permanent-Magnet Arrays," IEEE Transactions on Energy Conversion, vol. 25, no. 2, pp. 319-328, 2010.
- [16] L. Jian, K. T. Chau, Y. Gong, J. Z. Jiang, C. Yu, and W. Li, "Comparison of Coaxial Magnetic Gears With Different Topologies," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 45, no. 10, pp. 4526-4529, 2009.
- [17] J. X. Shen, H. Y. Li, H. Hao, M. J. Jin, and Y. C. Wang, "Topologies and performance study of a variety of coaxial magnetic gears," IET Electric Power Applications, vol. 11, no. 7, pp. 1160-1168, 2017.
- [18] H. M. Shin and J. H. Chang, "Analytical Magnetic Field Calculation of Coaxial Magnetic Gear With Flux Concentrating Rotor," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 52, no. 7, pp. 1-4, 2016.
- [19] T. Lubin, S. Mezani, and A. Rezzoug, "Analytical Computation of the Magnetic Field Distribution in a Magnetic Gear," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 46, no. 7, pp. 2611-2621, 2010.
- [20] Y.-J. Ge, C.-Y. Nie, and Q. Xin, "A three dimensional analytical calculation of the air-gap magnetic field and torque of coaxial magnetic gears," Progress In Electromagnetics Research, vol. 131, pp. 391-407, 2012.
- [21] B. Dianati, H. Heydari, and S. A. Afsari, "Analytical computation of air-gap magnetic field in a viable superconductive magnetic gear," IEEE Transactions on Applied Superconductivity, vol. 26, no. 6, pp. 1-12, 2016.
- [22] C.-T. Liu, K.-Y. Hung, and C.-C. Hwang, "Developments of an Efficient Analytical Scheme for Optimal Composition Designs of Tubular Linear Magnetic-Geared Machines," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 52, no. 7, pp. 1-4, 2016.
- [23] M. Desvaux, B. Traullé, R. L. G. Latimier, S. Sire, B. Multon, and H. B. Ahmed, "Computation Time Analysis of the Magnetic Gear Analytical Model," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 53, no. 5, pp. 1-9, 2017.
- [24] A. Rahideh, A. A. Vahaj, M. Mardaneh, and T. Lubin, "Twodimensional analytical investigation of the parameters and the effects of magnetisation patterns on the performance of coaxial magnetic gears," IET Electrical Systems in Transportation, vol. 7, no. 3, pp. 230-245, 2017.
- [25] A. S. Abdel-Khalik, A. S. Elshebeny, and S. Ahmed, "Design and evaluation of a magnetic planetary gearbox for compact harsh environments," SPEEDAM 2010 - International Symposium on Power Electronics, Electrical Drives, Automation and Motion, pp. 1178-1182, 2010.
- [26] H. N. Niguchi and K. Howe, "Transmission Torque Analysis of a Novel Magnetic Planetary Gear Employing 3-D FEm," IEEE Transactions on Magnetics, vol. 48, no. 2, pp. 1043-1046, 2012.
- [27] S. Peng, W. N. Fu, and S. L. Ho, "A Novel Triple-Permanent-Magnet-Excited Hybrid-Flux Magnetic Gear and Its Design Method Using 3-D Finite Element Method," IEEE