

| | |
|--|----|
| دانشگاه زنجان و اشکده مهندسی کروه برق آزمایشگاه پژوهه برق دانشگاه زنجان و اشکده مهندسی کروه برق آزمایشگاه پژوهه برق دانشگاه زنجان و اشکده مهندسی | ۵۱ |
| ۳-۲ ساختارهای مبدل‌های DC-DC کلیدزنی | ۵۲ |
| ۳-۳ ساختارهای مبدل‌های غیرایزوله | ۵۳ |
| ۴-۲ مبدل تشديدي | ۵۴ |
| ۴-۳ انواع ساختار اصلی مبدل‌های تشديدي | ۵۵ |
| ۴-۴ مزيای مبدل‌های تشديدي | ۵۶ |

| | |
|--|----|
| ۳-۴-۱ تحليل مبدل تشديدي موازي | ۵۷ |
| ۳-۴-۲ تحليل مبدل تشديدي فرم | ۵۸ |
| ۳-۴-۳ كتrol مبدل تشديدي | ۶۰ |
| ۳-۴-۴ روش‌های كتrol كلاسيك | ۶۱ |
| ۳-۴-۵ روش‌های كتrol مدرن | ۶۲ |
| ۳-۴-۶ تنظيم ولتاژ خروجي در مبدل تشديدي | ۶۳ |

| | |
|--|----|
| فصل چهارم: تجزيه و تحليل و بيان نتایج حاصل از تحقیق | ۷۳ |
| ۱-۱ مقدمه | ۷۴ |
| ۱-۲ مشكلات تنظيم ولتاژ و كتrol مبدل تشديدي | ۷۴ |
| ۱-۳ تحليل مبدل تشديدي با مدولاسيون فرکانس و عرض پالس | ۷۵ |

| | |
|------------------------|----|
| ۱-۴-۱ كتrol كننده مدار | ۷۹ |
|------------------------|----|

| | |
|------------------------------------|----|
| ۱-۴-۲ كتrol كننده مدولاسيون فرکانس | ۸۰ |
| ۱-۴-۳ نتایج شبیه‌سازی | ۹۱ |
| ۱-۴-۴ آنالیز آزمایشگاه پژوهه برق | ۹۲ |
| ۱-۴-۵ آنالیز كننده مدار | ۹۳ |

| | |
|-----------------------------------|-----|
| ۱-۴-۶ آنالیز شبیه‌سازی | ۹۴ |
| ۱-۴-۷ آنالیز كننده مدار | ۹۵ |
| ۱-۴-۸ آنالیز آزمایشگاه پژوهه برق | ۹۶ |
| ۱-۴-۹ آنالیز شبیه‌سازی | ۹۷ |
| ۱-۴-۱۰ آنالیز كننده مدار | ۹۸ |
| ۱-۴-۱۱ آنالیز آزمایشگاه پژوهه برق | ۹۹ |
| ۱-۴-۱۲ آنالیز شبیه‌سازی | ۱۰۰ |
| ۱-۴-۱۳ آنالیز كننده مدار | ۱۰۱ |
| ۱-۴-۱۴ آنالیز آزمایشگاه پژوهه برق | ۱۰۲ |
| ۱-۴-۱۵ آنالیز شبیه‌سازی | ۱۰۳ |
| ۱-۴-۱۶ آنالیز كننده مدار | ۱۰۴ |

۱-۱ مقدمه

پیدایش قطعات نیمه‌هادی در الکترونیک قدرت سبب افزایش بازدهی مدارهای الکترونیک قدرت گردیده است. در این مدارها، قطعات نیمه‌هادی عموماً به صورت کلید کار می‌کنند که یا در حالت وصل و یا در حالت قطع می‌باشند. در بسیاری از کاربردهای صنعتی احتیاج به تبدیل مستقیم یک منبع DC ولتاژ ثابت به یک منبع DC ولتاژ متغیر می‌باشد. برای این کار از مبدل‌های سوئیچینگ DC-DC استفاده می‌شود. این کار را می‌توان معادل DC یک ترانسفورماتور AC با نسبت حلقه قابل تغییر به صورت پیوسته در نظر گرفت. از طرفی اگر ولتاژ ورودی مستقیم ثابت بوده و قابل کنترل نباشد، می‌توان با تغییر بهره مبدل، یک ولتاژ متغیر در خروجی به دست آورد. این موضوع معمولاً بهوسیله کنترل مدولاسیون پهنهای پالس در داخل مبدل‌های سوئیچینگ صورت می‌گیرد.

یکی از این مبدل‌های DC-DC، مبدل تشدیدی می‌باشد. مبدل‌های تشدیدی براساس نوسان جریان تشدید ساخته می‌شوند. اجزای کمotaسیون تشدید و عناصر کلیدزنی بسته به نوع تانک تشدید، با بار قرار می‌گیرند. این مبدل‌ها قادرند با تغییرات کم فرکانس، بازه وسیعی از تغییرات بار و ولتاژ ورودی را پوشش دهند. از آنجا که اندازه و وزن اجزاء مغناطیسی (القاگر و ترانسفورماتورها) و خازن‌ها در یک مبدل تشدیدی به طور معکوس متناسب با فرکانس کلیدزنی می‌باشد، وجود فرکانس کاری بالا در این مبدل‌ها باعث می‌شود تا اندازه و وزن آنها کاهش یابد. در یک منبع کلیدزنی برای تنظیم و کنترل ولتاژ، تغییر سطح ولتاژ و جریان خروجی از طریق تغییر در نسبت روشن به خاموش یا اصطلاحاً زمان کارکرد انجام می‌گیرد. اما در منابع تغذیه تشدیدی به جز زمان کارکرد، با تغییر در فرکانس کلیدزنی نیز می‌توان کنترل ولتاژ و جریان را انجام داد. در مقایسه با مبدل‌های خطی و مبدل‌های سوئیچینگ، مزیت بالقوه مبدل‌های تشدیدی کلیدزنی نرم و کمotaسیون طبیعی کلیدهای قدرت می‌باشد. این کار باعث کاهش تلفات شده و بنابراین رسیدن به فرکانس کلیدزنی بالا و چگالی قدرت بالا را فراهم آورده و سبب افزایش بهره مبدل نیز می‌شود. این مهمترین مزیت در مبدل‌های تشدیدی بوده که در ادبیات الکترونیک قدرت با نام مبدل‌های تشدیدی با کلیدزنی نرم شناخته شده‌اند. کلیدزنی نرم بدین معنی می‌باشد که در یک یا چند کلید به کار رفته در مبدل، تلفات کلیدزنی روشن شدن یا خاموش شدن حذف می‌گردد. دو تکنیک بزرگ برای رسیدن به کلیدزنی نرم به خدمت گرفته می‌شود که آنها را کلیدزنی جریان صفر و کلیدزنی ولتاژ صفر می‌نامند. از این رو مبدل‌های تشدیدی می‌توانند در فرکانس‌های کلیدزنی بالاتری نسبت به مبدل‌های سوئیچینگ عمل نمایند. به علاوه به واسطه فرکانس کلیدزنی بالاتر، چنین مبدل‌هایی پاسخ گذرای سریع‌تری را از خود نشان می‌دهند. در مبدل‌های ستی هارمونیک‌ها در فرکانس‌های پایینی ظاهر می‌شوند..

دانشگاه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آذایگاه پژوهه برق و دانشگاه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آذایگاه پژوهه برق و دانشگاه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آذایگاه پژوهه برق و دانشگاه زنجان در این پایان نامه روشنی بهینه و کاربردی برای تنظیم ولتاژ DC-DC مبدل تشیدیدی LLC ارائه شده است.

ابتدا با کنترل فرکانس کلیدها، ولتاژ خروجی در یک بازه مشخص تنظیم می‌شود. سپس فرکانس کلیدزنی مطلوب با توجه به پارامترهای تانک تشیدید و مقدار بار از طریق محاسبات ریاضی به دست می‌آید. برای تنظیم دقیق‌تر ولتاژ خروجی از کنترل کننده PI استفاده شده است. در مبدل‌های تشیدیدی، کلیدزنی متعارف به همراه یک تانک از عناصر سلف و خازن تشکیل شده است. بسته به ترتیب و نیز ترکیب قرار گرفتن سلف و خازن، نوع مبدل تشیدیدی تعیین می‌شود. تانک تشیدید مشخص کننده فرکانس تشیدید کاری مدار بوده و براساس این فرکانس کلیدهای نیمه‌هادی عمل کلیدزنی را انجام می‌دهند.

یکی دیگر از اهداف این نوشتار، ارائه روشنی جدید برای متغیر بودن ولتاژ ref وبار می‌باشد.

در فرکانس کلیدزنی بالا نیاز به کلیدهای سرعت بالا می‌باشد. لذا در فصل دوم این پایان نامه به معرفی ادوات نیمه‌هادی قدرت فرکانس بالا پرداخته و نحوه راهاندازی آنها بیان شده است. اگر مقدار کمیت‌های اعمال شده به قطعات نیمه‌هادی قدرت در یک مبدل الکترونیک قدرت از محدوده مشخصات آنها تجاوز کند یا باید المان‌های قوی‌تری جایگزین کنیم یا مدارهایی کمکی به مبدل اصلی اضافه کنیم تا فشار را به سطوح مطمئن جهت کم نمودن تلفات کلیدها کاهش دهند. در بخش بعدی، مبحث استنابرها و نقش حفاظتی آنها برای کلیدها جهت کاهش تلفات و نحوه مقابله با اثرات مخرب کلیدزنی بررسی می‌شود.

سپس به بررسی ترانسفورماتورهای فرکانس بالا پرداخته که برای ایزولاسیون ورودی از خروجی و همچنین ایجاد سطح ولتاژ مورد نیاز در مبدل‌های الکترونیک قدرت استفاده می‌شوند. انتشار EMI نامطلوب و یا اختلال الکتریکی و الکترونیکی طبیعی یا ساخته شده به وسیله انسان، باعث بروز پاسخ نامطلوب در عملکرد تجهیزات الکتریکی می‌شود که در انتهای این فصل به این موضوع پرداخته شده است.

با پیشرفت تکنولوژی، روزبه روز مدارهای فشرده با کارایی بالا و حجم کمتر ساخته می‌شوند که بالطبع برای استفاده بهینه از این تکنولوژی باید تغذیه‌های مناسب‌تری هم برای آنها تأمین شود. در فصل سوم ابتداء به معرفی انواع مبدل‌های DC-DC پرداخته و مزایا و معایب این مبدل‌ها بررسی گردیده است. سپس ساختار مبدل‌های DC-DC کلیدزنی و انواع آنها از لحاظ ایزولاسیون معرفی شده است. یکی از مبدل‌های الکترونیک قدرت، مبدل‌های تشیدیدی می‌باشند. با بررسی این مبدل‌ها در فصل فوق، مشخص می‌گردد که این مبدل‌ها می‌توانند در فرکانس‌های بالاتر از مبدل‌های کلیدزنی و با بازدهی بیشتری راهاندازی شوند.

در فصل چهارم به علت حساسیت مبدل تشیدیدی در برابر تغییرات بار و همچنین تغییرات پارامترهای تانک تشیدید، روشنی کاربردی برای تنظیم ولتاژ و بهینه‌سازی مبدل تشیدیدی ارائه شده است. تنظیم ولتاژ از طریق کنترل هم‌زمان مدولاسیون فرکانس و پهنهای پالس صورت می‌پذیرد. در تنظیم ولتاژ از طریق پهنهای پالس

با توجه به مشاهدات و نتایج شبیه سازی می توان نتیجه گیری کرد که مبدل تشدیدی پیشنهادی نسبت به حالت های قبل قابلیت تنظیم ولتاژ خروجی به ازای مرجع های مختلف و همچنین ریپل کمتر و زمان نشست سریعتر می باشد. همچنین در این حالت دامنه‌ی مقادیر بار

کروه برق آزمایشگاه پژوهش و تحقیق دانشگاه زنجان دانشگاه زنجان دانشگاه هندسی کروه می تواند متغیر باشد.

دانشگاه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه
زنجان و اکنونه مهندسی کراجع آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان
و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان
و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان و اکنونه مهندسی کروه برق آنایا کاه پروژه برق و اندیشه زنجان

parallel resonant converter, *Telecommunications Energy Conference*,
INTELEC '91., 13th International /IEEE, Intel, pp. 302-307.

[31] Sheng, Y., Pei, Y., and Wang, F., 2008, Impact of Resonant Tank Structures on Transformer Size for a High Power Density Isolated Resonant converter, *Power Electronics Specialists Conference/IEEE*, Rhodes, pp. 2975-2981.

[32] Fu, D., 2010, *Topology Investigation and System Optimization of Resonant Converters*, Virginia Polytechnic Institute and State University in partial fulfillment of the requirements.

[33] فرهنگی، ش.، وفاخواه، ب.، فرهنگی، ب.، کنعان، پ. و منشی پور، س.، سیستم متصل به شبکه به قدرت ۵ کیلووات با استفاده از مبدل تشیدیدی موازی، هجدهمین کنفرانس بین‌المللی برق، صص. ۳۹۹-۴۰۱.

[34] Kim, H., Yoon, C., and Choi, S., 2010, A three phase zero voltage and zero current switching DC-DC converter for fuel cell applications, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 25, no. 2, pp. 391-398.

[35] Zhang, X., Chung, H.S.H., Ruan, X., and Ioinovici, A., 2010, A ZCS full bridge converter without voltage overstress on the switches, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 25, no. 3, pp. 686-698.

[36] Lin B.R., Dong, J.Y., and Chen, J.J., 2011, Analysis and implementation of a ZVS/ZCS DC-DC switching converter with voltage step-up, *IEEE Trans. Ind. Electron.*, Vol. 58, no. 7, pp. 302-307.

[37] Malekjamshidi, Z., and Jafari, M., 2011, A hybrid ANN and PID classic controller applied to a cascade LC resonant converter, *Control, Instrumentation and Automation, 2nd International Conference on*, Shiraz, Iran.

[38] Gopiyani, A., and Patel, V., 2011, A closed-loop control of high power LLC resonant converter for DC-DC applications, *Engineering, Nirma University International Conference on*, Ahmedabad, Gujarat.

[39] Kurokawa, F., and Murata, K., 2011, A new fast digital P-I-D control LLC resonant converter, *Electrical Machines and Systems, International Conference on*, Beijing.

[40] Alonso, J.M., Perdigao, M.S., Vaquero, D.G., Calleja, A.J., and Saraiva, E.S. 2012, Analysis, design, and experimentation on constant-frequency DC-

DC resonant converters with magnetic control, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 27, no. 3, pp. 1369–1382.

[41] Medini, D., and Ben-Yaakov, S., 1994, A current-controlled variable-inductor for high frequency resonant power circuits, *Applied Power Electronics Conference and Exposition, APEC '94. Conference Proceedings, Ninth Annual/IEEE*, Orlando, FL, Vol. 1, pp. 219-225.

[42] Perdigao, M.S., Alonso, J.M., and Saraiva, E.S., 2009, Magnetically-controlled dimming technique with isolated output, *Electronics Letters/IEEE*, Vol. 45, pp. 756-758.

[43] Oruganti, R., and How, T.C., 1993, Resonant-tank control of parallel resonant converter, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 8, no. 2, pp. 127-134.

[44] Chia C.L., and Sng, E.K.K., 2009, A novel robust control method for the series-parallel resonant converter, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 24, no. 8, pp. 1896-1904.

[45] Beiranvand, R., Rashidian, B., Zolghadri, M.R., and Alavi, M.H., A design procedure for optimizing the LLC resonant converter as a wide output range voltage source, 2012, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 27, no. 8, pp. 3749-3763.

[46] Beiranvand, R., Zolghadri, M.R., Rashidian, B., and Alavi, M.H., Optimizing the LLC-LC resonant converter topology for wide-output-voltage and wide-output-load applications, 2011, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 26, no. 1, pp. 3192-3204.

[47] Kim, B.C., Park, K.B., and Moon, G.W., 2012, Asymmetric PWM control scheme during hold-up time for LLC resonant converter, *IEEE Trans. Ind. Electron.*, Vol. 59, no. 7, pp. 2992-2997.

[48] پارساپور، ب. و جباری، م.، ۱۳۹۱، مبدل‌های افزاینده-کاهنده رزونانسی جدید، اولین کنفرانس ایده‌های نو در مهندسی برق، دانشگاه آزاد اسلامی واحد خواراسگان، اصفهان، صص. ۲۱۳-۲۱۹.

[49] Cho, K.M., Oh, W.S., Yeon, J.E., and Kim, H.J., 2003, A new switching scheme for resonant inverters using a resonant-frequency tracking algorithm, *Industrial Electronics Society, IECON '03. The 29th Annual Conference of the IEEE*, Vol. 3, pp. 2580-2585.

[50] Sheng, H., Pei, Y., and Wang, F., 2008, Impact of Resonant Tank Structures on Transformer Size for a High Power Density Isolated Resonant Converter, *Power Electronics Specialists Conference, IEEE*, Rhodes, pp. 2975-2981.

[51] Nathan, B.S., and Ramanarayanan, V., 2000, Analysis, simulation and design of series resonant converters for high voltage applications, *Industrial Technology, Proceedings of IEEE International Conference on*, Bangalore, India, Vol. 2, pp. 688-693.

[52] Lee, C.Q., Sooksatra, S., and Liu, R., 1991, Constant frequency controlled full-bridge LCC-type parallel resonant converter, *Applied Power Electronics Conference and Exposition, APEC '91, Conference Proceedings, Sixth Annual*, Dallas, TX, pp. 587-593.

[53] Shafiei, N., Pahlevaninezhad, M., Farzanehfard, H., and Motahari, S.R., 2011, **Analysis and implementation of a fixed-frequency LCLC resonant converter with capacitive output filter**, *IEEE Trans. Ind. Electron.*, Vol. 58, no. 10, pp. 4773-4782.

[۵۴] [فردوسي، م.] ۱۳۷۸، طراحی و ساخت مبدل DC به DC رزونانسی موازی، دانشگاه برق و اندیشه زنجان

صنعتی شریف.

[۵۵] فرنگی، ش. و محسنی، ع. ۱۳۷۵، تحلیل مبدل تشدیدی سری-موازی با در نظر گرفتن سلف مغناطیس کننده ترانسفورماتور، چهارمین کنفرانس مهندسی برق ایران، ایران، صص. ۶۶-۶۷

۵۷

[56] Grbovic, P.J., Delarue, P., Le-Moigne, P., and Bartholomeus, P., 2010, A bidirectional three-level DC-DC converter for the ultracapacitor applications, *IEEE Trans. Ind. Electron.*, Vol. 57, no. 10, pp. 3415-3430.

[57] Jung, J.H., and Kwon, J.G., Theoretical analysis and optimal design of LLC resonant converter, *SAMSUNG Electronics Co.*

[58] Kim, B.C., Park, K.B., Kim, C.E., Lee, B.H., and Moon, G.W., 2010, LLC resonant converter with adaptive link-voltage variation for a high-power-density adapter, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 25, no. 9, pp. 2248-2252.

[59] Steigerwald, R.L., 1988, A Comparison of half bridge resonant converter topologies, *IEEE Trans. Power Electron.*, Vol. 3, no. 2, pp. 174-182.

[60] Alldatasheet, 2013, <http://www.alldatasheet.com/datasheet-pdf/pdf/67443/INTERSIL/ICL8038.htm>, (2013/02/10).

[61] Alldatasheet, 2013, <http://www.alldatasheet.com/datasheet-pdf/pdf/82793/IRF/IR2110.html>, (2013/02/22).

[62] Alldatasheet, 2013, <http://www.alldatasheet.com/datasheet-pdf/pdf/74406/MCC/UF5408.html>, (2013/02/12).