

Проектиране на резонансни инвертори с последователен претпътен кръг

Петър Томчев Иванов ТУ - Габрово
Деян Тодоров Алексиев ТД "Далекосъобщения" - Габрово
Райна Георгиева Иванова ТУ - Габрово

Projecting of resonance inverter with serial vibrating circle

(resume)

We take into consideration a resonance inverter with backward diodes which alternating current circuit is a serial vibrating circle. Its load is an inductive heater with certain resistance R , induction L and power $\cos\varphi$. The inverter works in the rate of automatic switch-off of the main appliances before the end of the decay period. By those new methods of projecting, the compensating condenser and, if necessary, the gear ratio of the co-ordinating transformer can be determined. Also, that can be done with the rest of the electric values. The main principles of the methods are two: first, the quality factor of the serial circle resulting from the set load and second, the determined by the inverter rate correlation between its own frequency and the control frequency (ω_{el}/ω), measured according to quazirate methods. The result of the computer experiments and those of the calculations corroborate the exactness of the method.

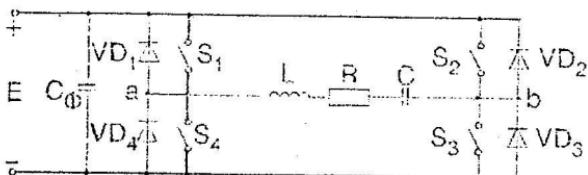
В последните години в токозахраниващите източници на уредбите за индукционно нагряване широко се използват резонансни инвертори (РИ) с променливотокови вериги (ПТВ) във вид на последователен претпътен кръг [1,2,3,5]. В тях е налице последователна компенсация на индуктивността на товара (нагревателяния индуктор), параметрите R и L на които изпълняват ролята на гвата от елементите на последователния кръг. При изпълнението на инвертора се въвежда само един допълнителен елемент - компенсиращият кондензатор C , докато при паралелната компенсация допълнително е необходим още и компютрираният дросел с индуктивност L_K .

Получаващата се естествена простота и икономичност е голямо, но не най-важното предимство на тези инвертори. Главното е, че последователният претпътен кръг създава възможност, чрез изменение на честотата, регулиране на мощността и съгласуване в широк диапазон, отколкото при паралелната компенсация. Това лесно се обяснява с факта, че последователният кръг прави инвертора аналог на последователния с активен товар. С промяната на честотата, в съответствие със свръсната на разсипройка на кръга, която е като правило капацитетна, се изменя променливия ток на

инвертора (на товара) и напрежението на реактивните L - C елементи, т.е. и на товара. Наред с тези и някои други предимства, получават се и някои недостатъци, сърдечно автономните инвертори с паралелен кръг, а именно: 1) Токът през ключовите прибори (транзисторите) е равен на товарния; 2) При висък $\cos \varphi$ на товара напрежението върху индуктивността L и кондензатора C са високи. По причината на големите наповарвания на приборите и реактивните елементи, тези инвертори се изпълняват с по-малка мощност, отколкото с паралелната компенсация.

Сведенията за проектирането на РИ с обратни диоди (ОД), работещи с последователна компенсация на товара, са оскъдни. С настоящата работа се прави опит да се формира цялостен алгоритъм и методика за определяне на електрическите им величини и елементи.

Преди да се дават изчислителните съотношения и реда на проектиране, следва да се извълят следните дадености и особености: 1) Гриймайки индуктивността L на товара, напираща се В ИТВ, че служи и за колебателна индуктивност на инвертора, оказва само схема на РИ с ОД. В мостово изпълнение тя е показана на фиг. 1.



Фиг.1.

2) При дадени параметри L и R на товара, известен се оказва и качественитеят фактор $Q = \omega L / R = \operatorname{tg} \varphi$ на инвертора. В съответствие с това, проектирането трябва първоначално да предвижда реализацията на зададено или определено, в зависимост от вида на инвертора, отклонение на частотите ω_{CK}/ω (вж класификационната таблица в [3,4]) чрез съответната стойност на ъгъла δ ($\operatorname{tg} \delta$).

От израза []

$$\frac{\omega_{CK}}{\omega} = \sqrt{\frac{\operatorname{tg} \delta}{Q}} - \frac{1}{Q^2} \quad (1)$$

за $\operatorname{tg} \delta$ се получава следната формула:

$$\operatorname{tg} \delta = \frac{1 - 4Q^2 \left(\frac{\omega_{CK}}{\omega} \right)^2}{4Q} = \frac{1 - 4\operatorname{tg}^2 \varphi \left(\frac{\omega_{CK}}{\omega} \right)^2}{4\operatorname{tg} \varphi} \quad (2)$$

От (2) се вижда, че $\operatorname{tg} \delta$ може веднага да се определи по известната $\cos \varphi$ на товара и зададения режим (ω_{CK}/ω) на РИ. След това, знаейки

съпротивлението R в променливотоковата верига (на товара), се определя компенсирация (който играе ролята и на комуникиращ кондензатор C , а именно:

$$C = \frac{1}{\omega \cdot \operatorname{tg} \delta \cdot R} \quad (3)$$

Правилното определяне стойностите на $\operatorname{tg} \delta$ и C , съответствуващи на зададения товар, е гаранция за меродавното проектиране на инвертора, за което е препоръчителна следната изчислителна процедура.

1) Фиксирам се величините от заданието: мощност P [kW]; работна честота f [Hz]; напрежение на товара U_{Tef} [V]; параметри на товара L_3 [H], R_3 [Ω], $\cos \varphi$; напрежение U_{MP} [V] и честота f_{MP} [Hz] на захранващата мрежа.

2) Избира се режим на работа на РИ, например с естествено изключване на ключовите прибори (може да бъде и друг).

3) Задава се интервала на паузата t_0 [с].

4) По метода на квазигравитационния режим [3] се определя отношението ω_{CK}/ω .

5) Изчислява се $\operatorname{tg} \delta$ по (2).

6) В съответствие с квазигравитационния режим на работа на инвертора, се изчислява ъгъл φ_1 , равен на [3]

$$\operatorname{tg} \varphi_1 = 0,407 \operatorname{tg} \delta - \sqrt{0,135 \operatorname{tg}^2 \delta - 0,189} \quad (4)$$

7) Определят се максималните стойности на напреженията U_{Im} , U_{Rm} , U_{Tm} , U_{Cm} , съответно по формулите

$$U_{Im} = \frac{\pi \cdot E}{2 \cos(\delta - \varphi_1)} \quad (5)$$

$$U_{Rm} = U_{Im} \cos \delta \quad (6)$$

$$U_{Tm} = U_{Rm} / \cos \varphi \quad (7)$$

$$U_{Cm} = U_{Im} \sin \delta \quad (8)$$

В (5) E е напрежението на постояннотоковия захранващ източник.

8) Изчисляват се стойностите на елементите L и R , които трябва да се включат в променливотоковата верига за осигуряване режима на работа на инвертора.

$$R = \frac{U_{Tm}^2}{2P}, \quad L = \frac{\operatorname{tg} \varphi \cdot R}{\omega} \quad (9)$$

Ако намерените стойности на R и L не съвпадат с известните по задание R_3 и L_3 , в схемата на РИ се въвежда съгласуващ трансформатор, кофициентът на трансформация, на който е равен

$$K_H = \sqrt{\frac{R}{R_3}} \quad (10)$$

Като правило, съгласуващият трансформатор е понижаващ. Когато товарът е доспашъчно високоомен, както е при обемното индукционно нагряване, възможно е директното му включване в променливотоковата верига на инвертора.

9) Определя се по (3) капацитетът на кондензатора C .

10) Определят се средните стойности на тока през ключовите прибори (КП), през обратните диоди и на тока, консумиран от захранващия източник, съответно по изразите (за режима с естествено изключване на КП).

$$I_{0KP} = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} i(\vartheta) d\vartheta = \frac{E}{4aL_K} \left[\operatorname{tg}(\delta - \varphi_1)(1 + \cos t_0) - \sin t_0 - \frac{t_0^2}{\pi} + t_0 \right] \quad (11)$$

$$I_{0OD} = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} i(\vartheta) d\vartheta = \frac{E}{aL_K} \left[\operatorname{tg}(\delta - \varphi_1)(1 - \cos t_0) + \sin t_0 + \frac{t_0^2}{\pi} - t_0 \right] \quad (12)$$

$$I_0 = 2(I_{0KP} - I_{0OD}) \quad (13)$$

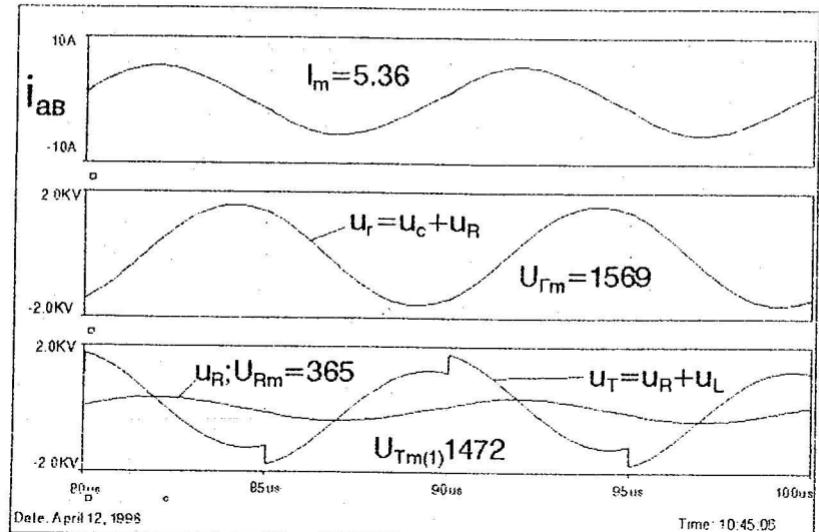
Критерий за вярност на получените резултати от проектирането е равенството на тока I_0 от (13) и теоритичния ток I_{0TEOR} , който трябва да консумира от захранващия източник при зададените мощност P и захранващо напрежение E .

Достоверността на изложената методика е проверена чрез компютърно симулиране работата на инвертора чрез програмния симулатор PSPICE.

В табл.1 са дадени получените по приведената методика и от симулирането стойности на величините и на елементите, а на фиг.2 - времедиаграмите на токовете и напреженията при следните входни данни: $P=1000W$; $f=100kHz$; $E=300V$; $t_0=20^\circ\text{A}$; $\cos\varphi=0,25$.

Табл.1

Величина	$\operatorname{cos}\varphi$	t_0	φ_{CA}	R	L	C	U_{am}	U_{Rm}	U_{Im}	U_{cm}	I_0	P
	adim	sA		Ω	μH	nF	V	V	V	V	A	W
изчисл.	1.045	20	4	73	452	5.43	1579	383	1532	1532	3.33	1000
комп. старт	-	20	-	67.3	426	5.43	1569	365	1472	1556	3.22	966



Фиг.2.

Анализът на числениите данни и на времедиаграмите показва, че е налице напълно приемливо съвпадение на резултатите, което дава основание да се одобри методиката с нейните изчислителни съотношения и логична последователност. Верификация на методиката е получена и чрез експериментални изследвания на инверторите. Това е още едно потвърждение и на метода на квазиграницния режим за проектиране и анализ на РИ с ОД, който и при последователен товарен кръг показва висока степен на точност, както и при паралелния.

РИ с последователен товарен кръг се използват най-често в индукционните закалочни уредби. Причините за това са две: 1) Съгласуваният трансформатор в случая е необходим, независимо от схемата на компенсация; 2) Факторът на мощността $\cos\phi$ на товара е относително висок, което води до получаването на относително по-малки токове в товара и през КП, а също и до по-ниски напрежения на кондензатора C и на индуктивността L (на първичната намотка на трансформатора). По-рядко е тяхното използване в индукционните топилни уредби, където $\cos\phi$ е много по-нисък, особено при топене на цвекли и немагнитни метални и сплави. Ако се прибегне до подобряване на $\cos\phi$ на пещта, чрез използване на подходящи магнитопроводи и

концентрации на магнитния поток, каквито са тези от типа "Fluxtrol" на едноименна армирана фирма, може с успех и тук да се прилагат РИ с ОД и последователен товарен кръг.

Изводи

Разработена и верифицирана е методика за проектиране на РИ с ОД, работещи в уредбите за индукционно нагряване с последователен товарен трептящ кръг. Ръководно начало на методиката е обстоятелството, че при зададени параметри на индуктора и режим на работа на инвертора с известно отношение на честотите ω_{CE}/ω , тъй като $(tg\delta)$ в R-C частната на променливотоковата верига на инвертора има обективно детерминирана стойност.

Определени са електрическите величини и схемният елементи на инвертора в т.ч. и преводното отношение на необходимия съгласуваш трансформатор.

1. Rudnev V.I., Cook R.L., Loveless D.L., Black M.R., INDUCTION HEAT TREATMENT, Michigan, USA, 1997.
2. Н.Сонгад, Электрические преобразователи энергии, Санкт Петербург Т Ер-10021-96, Дрезден, 1998.
3. Тодоров Т., Алексиев Д., Маджаров Н., Иванов П., Автономни инвертори, Габрово, 1996.
4. Д.Т. Алексиев, Метод на квазиграционарен режим за проектиране на резонансни инвертори с обратни диоди, Научно-приложна конференция "Силова електроника-96", Габрово, 26-27.06.1996.
5. Каталози и проспекти на фирмите: INDUCTOHEAT, TOCCO, HUTTINGER, PILLAR, ELVA, LEPEL, AEG-ELOTHERM и др. 1992-1998.

**The Eighth National Scientific and Applied Science Conference
“ELECTRONICS - ET'99” will take part in Sozopol, Bulgaria,
September, 23 - 25, 1999.**

MAIN TOPICS

- * Digital Signal Processing
- * Education in Electronics
- * Electronic Systems in Measurement and Control
- * Electronic Medical Equipment
- * Electronics in Scientific Investigation
- * Embedded Systems
- * Microelectronics
- * Modelling and Analysis in Electronics
- * Power Electronics
- * Quantum and Optoelectronics

THE EIGHTH NATIONAL
SCIENTIFIC AND APPLIED SCIENCE CONFERENCE

ELECTRONICS - ET'99

TECHNICAL UNIVERSITY OF SOFIA
FACULTY OF ELECTRONIC ENGINEERING AND TECHNOLOGY

Bulgaria, Sozopol, September 23 - 25, 1999

CORRESPONDENCE ADDRESSES:

Assoc. Prof. Ph.D. R. Ivanov, Faculty of Electronic Engineering and Technology, Technical University of Sofia, Sofia 1797, BULGARIA
Phone: +359 - 2 - 636 2220, E-Mail: rmi@cait-gate.vmei.acad.bg

Assoc. Prof. Dr. Ir. G. C. M. Meijer, Dept. of Electrical Engineering, Delft University of Technology, Mekelweg 4, 2628 CD Delft, THE NETHERLANDS
Phone: +31 15 2786174, Fax: +31 15 2785922, E-Mail: G.C.M.Meijer@et.tudelft.nl

Assoc. Prof. Ph.D. S. Ovcharov, Department of Electronics, Technical University of Sofia, Sofia 1797, BULGARIA
Phone: +359 - 2 - 636 3241, E-Mail: sovcharo@vmei.acad.bg