



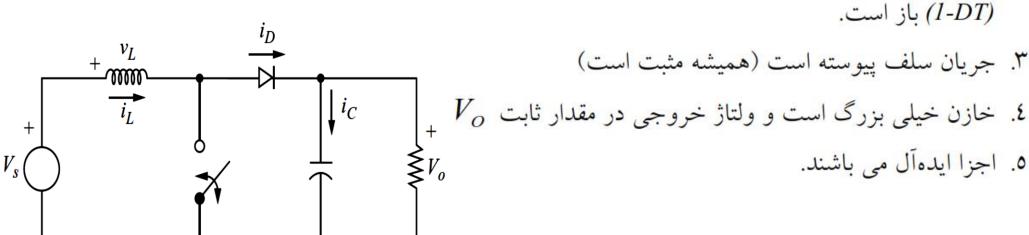
نام درس: الكترونيك صنعتي

جلسه ۱۶: برشگرهای DC (مبدلهای DC به DC)

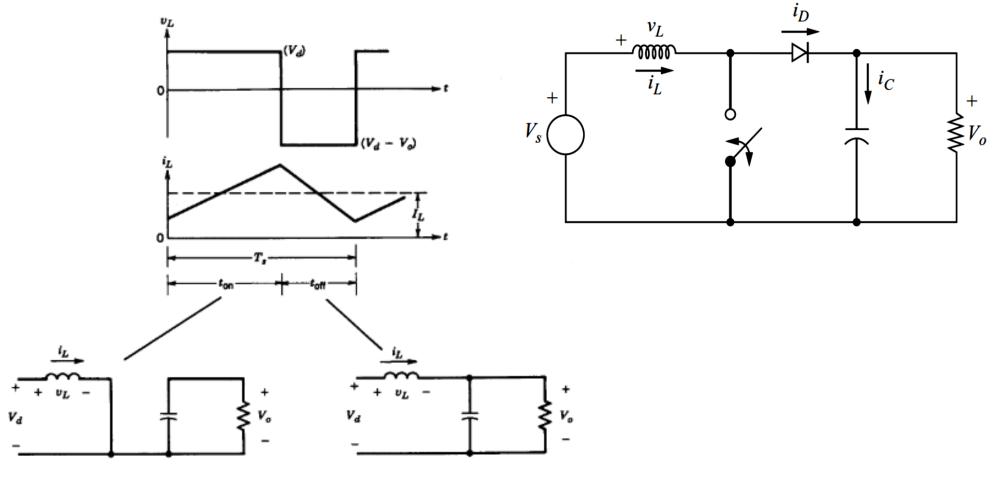
ارائه دهنده: على دستفان



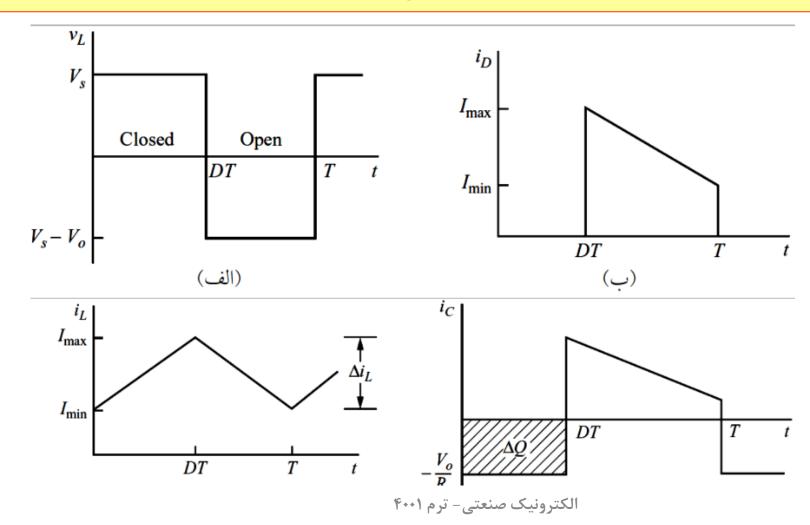
- ١. شرايط حالت دائم وجود دارد.
- ۲. دوره تناوب کلیدزنی T می باشد و کلید برای مدت زمان DT بسته و برای مدت زمان













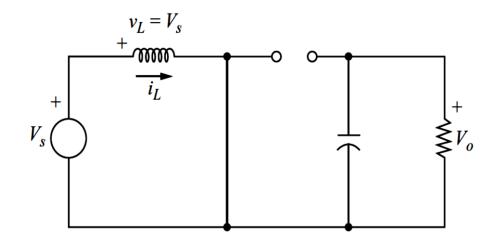


$$v_L = V_S = L \frac{di_L}{dt}$$
 $\frac{di_L}{dt} = \frac{V_S}{L}$

$$\frac{di_L}{dt} = \frac{V_s}{L}$$

$$\frac{\Delta i_L}{\Delta t} = \frac{\Delta i_L}{DT} = \frac{V_s}{L}$$

$$(\Delta i_L)_{closed} = \frac{V_s DT}{L}$$







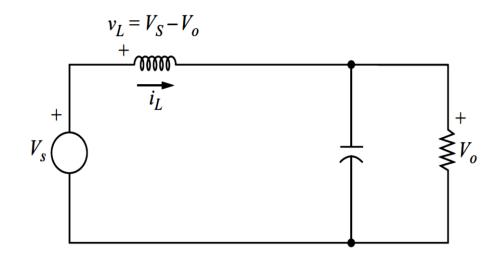
$$v_L = V_s - V_o = L \frac{di_L}{dt}$$

$$\frac{di_L}{dt} = \frac{V_s - V_o}{L}$$

$$\frac{\Delta i_L}{\Delta t} = \frac{\Delta i_L}{(1-D)T} = \frac{V_s - V_o}{L}$$

$$(\Delta i_L)_{open} = \frac{(V_s - V_o)(1 - D)T}{L}$$

تحلیل برای کلید باز





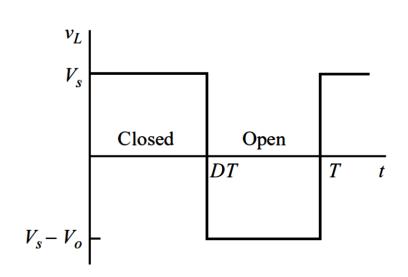


$$(\Delta i_L)_{closed} + (\Delta i_L)_{open} = 0$$

$$\frac{V_s DT}{L} + \frac{(V_s - V_o)(1 - D)T}{L} = 0$$

$$V_s (D + 1 - D) - V_o (1 - D) = 0$$

$$V_o = \frac{V_s}{1 - D}$$



$$V_L = V_s D + (V_s - V_o)(1 - D) = 0$$





$$P_o = \frac{V_o^2}{R} = V_o I_o$$

$$V_SI_S = V_SI_L$$
 بتوان ورودی برابر است با

$$V_s I_L = \frac{V_o^2}{R} = \frac{[V_s / (1-D)]^2}{R} = \frac{V_s^2}{(1-D)^2} R$$

$$I_L = \frac{V_s}{(1-D)^2 R} = \frac{V_o^2}{V_s R} = \frac{V_o I_o}{V_s}$$

$$I_{\text{max}} = I_L + \frac{\Delta i_L}{2} = \frac{V_s}{(1 - D)^2 R} + \frac{V_s DT}{2L}$$

$$\Delta i_L \qquad V_s \qquad V_s DT$$

$$I_{\min} = I_L - \frac{\Delta i_L}{2} = \frac{V_s}{(1 - D)^2 R} - \frac{V_s DT}{2L}$$

$$I_{\min} = 0 = \frac{V_s}{(1 - D)^2 R} - \frac{V_s DT}{2L}$$

$$\frac{V_s}{(1-D)^2 R} = \frac{V_s DT}{2L} = \frac{V_s D}{2Lf}$$



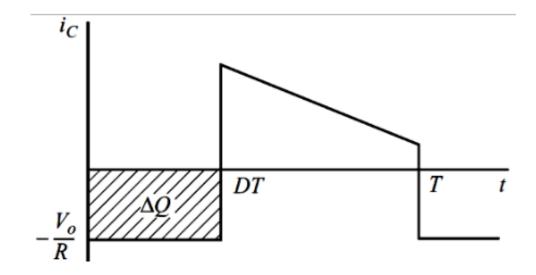


$$(Lf)_{\min} = \frac{D(1-D)^2 R}{2}$$

$$L_{\min} = \frac{D(1-D)^2 R}{2f}$$

بر حسب مقدار Δi_L مورد نظر L

$$L = \frac{V_s DT}{\Delta i_L} = \frac{V_s D}{\Delta i_L f}$$



$$|\Delta Q| = \left(\frac{V_o}{R}\right) DT = C\Delta V_o$$





مبدل افزاینده

$$\Delta V_o = \frac{V_o DT}{RC} = \frac{V_o D}{RCf}$$

$$\frac{\Delta V_o}{V_o} = \frac{D}{RCf}$$

$$C = \frac{D}{R(\Delta V_o / V_o)f}$$
$$\Delta V_{o,ESR} = \Delta i_C r_C = I_{L,max} r_C$$

مثال ۱

طراحي مبدل افزاينده ١

یک مبدل افزاینده طراحی کنید که خروجی $v \cdot v$ را از منبع $v \cdot v$ تولید کند. طراحی را برای حالت جریان پیوسته انجام دهید و ریپل ولتاژ خروجی کمتر از یک درصد باشد. بار یک مقاومت $v \cdot v$ میباشد. برای این طراحی اجزاء را ایده آل فرض کنید.



مثال ۱ (ادامه)

■حل:

ابتدا نسبت وظیفه را از معادله (٦-۲۷) تعیین کنید.

$$D = 1 - \frac{V_s}{V_o} = 1 - \frac{12}{30} = 0.6$$

اگر فركانس كليدزني ۲۵ kHz انتخاب شود

$$L_{\min} = \frac{D(1-D)^2(R)}{2f} = \frac{0.6(1-0.6)^2(50)}{2(25,000)} = 96 \text{ }\mu\text{H}$$

برای تضمین پیوستگی جریان، μH $^{+}$ در نظر گرفته می شود.





$$I_L = \frac{V_s}{(1-D)^2(R)} = \frac{12}{(1-0.6)^2(50)} = 1.5 \text{ A}$$

$$\frac{\Delta i_L}{2} = \frac{V_s DT}{2L} = \frac{(12)(0.6)}{(2)(120)(10)^{-6}(25,000)} = 1.2 \text{ A}$$

$$I_{\text{max}} = 1.5 + 1.2 = 2.7 \text{ A}$$

$$I_{\min} = 1.5 - 1.2 = 0.3 \text{ A}$$

حداقل ظرفیت خازن مورد نیاز برای محدود کردن ریپل ولتاژ خروجی به یک درصد

$$C \ge \frac{D}{R(\Delta V_o / V_o)f} = \frac{0.6}{(50)(0.01)(25,000)} = 48 \text{ }\mu\text{F}$$



مثال ۲

طراحي مبدل افزاينده ٢

مبدل افزایندهای مورد نیاز است که ولتاژ خروجی ۸ V داشته باشد و جریان باری را با A ۱ تامین کند. ولتاژ ورودی از ۲٫۷ تا ٤,٢ ۷ تغییر می کند. یک مدار کنترل نسبت وظیفه را بنحوی تنظیم می کند تا ولتاژ خروجی را ثابت نگه دارد. فرکانس کلیدزنی را انتخاب کنید. مقدار سلف را به گونهای انتخاب کنید که تغییرات جریان سلف بیشتر از ٤٠ درصد جریان متوسط سلف (در تمام شرایط کاری) نشود. مقدار خازن ایده آل را به گونه ای انتخاب کنید که ریپل ولتاژ خروجی بیشتر از ۲ درصد نشود. حداکثر مقاومت سری معادل خازن را برای ریپل ۲ درصد





∎حل:

فركانس كليدزني ۲۰۰ kHz بصورت دلخواه انتخاب مي شود.

$$D = 1 - \frac{V_s}{V_o} = 1 - \frac{2.7}{8} = 0.663$$
 $I_L = \frac{V_o I_o}{V_s} = \frac{8(1)}{2.7} = 2.96 \text{ A}$

$$I_L = \frac{V_o I_o}{V_s} = \frac{8(1)}{2.7} = 2.96 \text{ A}$$

$$\Delta i_L = 0.4(2.96) = 1.19 \text{ A}$$

$$\Delta i_L = 0.4(2.96) = 1.19 \text{ A}$$
 $L = \frac{V_s D}{\Delta i_L f} = \frac{2.7(0.663)}{1.19(200,000)} = 7.5 \text{ } \mu\text{H}$

$$D = 1 - \frac{V_s}{V_o} = 1 - \frac{4.2}{8} = 0.475$$

$$V_S$$
=٤,٢ V با تكرار معادلات براى

$$I_L = \frac{V_o I_o}{V_s} = \frac{8(1)}{4.2} = 1.90 \,\text{A}$$





$$\Delta i_L = 0.4(1.90) = 0.762 \text{ A}$$

$$L = \frac{V_s D}{\Delta i_L f} = \frac{4.2(0.475)}{0.762(200,000)} = 13.1 \text{ } \mu\text{H}$$

و مقدار سلف باید HH ۱۳٫۱ باشد تا خواسته ها را برای کل محدوده ولتاژ ورودی، برآورده

سازد.

$$C = \frac{D}{R(\Delta V_o/V_o)f} = \frac{D}{(V_o/I_o)(\Delta V_o/V_o)f} = \frac{0.663}{(8/1)(0.02)(200,000)} = 20.7 \ \mu\text{F}$$





جریان متوسط سلف از $V_S=1,V$ در $V_S=1,V$ تا $V_S=2,V$ در $V_S=2,V$ تغییر می کند. $V_S=1,V$ برای $V_S=1,V$ برای $V_S=1,V$ می باشد. اما باید دوباره برای $V_S=1,V$ با استفاده از مقدار $V_S=1,V$ محاسبه شود که در نتیجه داریم:

$$\Delta i_L = \frac{V_s D}{Lf} = \frac{2.7(0.663)}{13.1(10)^{-6}(200,000)} = 0.683 \text{ A}$$

حداکثر جریان سلف برای هر دو حالت به صورت زیر محاسبه می گردد.

$$I_{L,\text{max},2.7V} = I_L + \frac{\Delta i_L}{2} = 2.96 + \frac{0.683}{2} = 3.30 \text{ A}$$

$$I_{L, \max, 4.2V} = I_L + \frac{\Delta i_L}{2} = 1.90 + \frac{0.762}{2} = 2.28 \text{ A}$$
الکترونیک صنعتی - ترم ۴۰۰۱





این نشان می دهد که بیشترین تغییرات پیک تا پیک جریان در خازن $^{7/7}$ خواهد بود. ریپل ولتاژ خروجی مربوط به ESR خازن نباید بیشتر از $^{17/7}$ $^{17/7}$ باشد. با استفاده از معادله ($^{7/7}$) داریم:

$$\Delta V_{o,ESR} = \Delta i_C r_C = I_{L,max} r_C = 3.3 r_C = 0.16 \text{ V}$$

که نتیجه میدهد:

$$r_C = \frac{0.16V}{3.3A} = 48 \,\mathrm{m}\Omega$$



مبدل افزاینده

مقاومت سلف

سلفها باید به گونهای طراحی شوند که مقاومت کوچکی داشته باشند تا توان تلفاتی را حداقل و بازده را حداکثر کنند. وجود مقاومت کوچک سلف، تغییرات اساسی را در تحلیل مبدل کاهنده که در این فصل مطرح شد، ایجاد نمی کند. اما مقاومت سلف بر روی کارآیی مبدل افزاینده، بخصوص در نسبت های وظیفه بالا، تاثیر می گذارد.

$$V_{o} = \frac{V_{s}}{1 - D}$$

$$P_{s} = P_{o} + P_{r_{L}}$$

$$I_{D} = I_{L}(1 - D)$$

$$V_{S}I_{L} = V_{o}I_{D} + I_{L}^{2}r_{L}$$

$$V_{s}I_{L} = V_{o}I_{L}(1 - D) + I_{L}^{2}r_{L}$$



معادله به صورت زیر تبدیل میشود:

$$V_{s} = V_{o}(1-D) + I_{L}r_{L}$$
 $I_{L} = \frac{I_{D}}{1-D} = \frac{V_{o}/R}{1-D}$ با قرار دادن I_{L} در معادله $V_{s} = \frac{V_{o}/R}{R(1-D)} + V_{o}(1-D)$ $V_{c} = \frac{V_{o}/R}{R(1-D)} + V_{o}(1-D)$

Nonideal

0.8

2

0.2

0.4

0.6

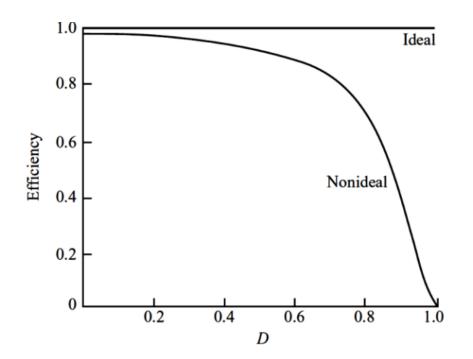
D

$$V_o = \left(\frac{V_s}{1-D}\right) \left(\frac{1}{1+r_L/[R(1-D)^2]}\right)$$





مقاومت سلف همچنین بر روی بازده توان مبدل تاثیر میگذارد. بازده، نسبت توان خروجی به توان خروجی بعلاوه تلفات است. برای مبدل افزاینده داریم:



$$\eta = \frac{P_o}{P_o + P_{loss}} = \frac{V_o^2 / R}{V_o^2 / R + I_L^2 r_L}$$
$$= \frac{V_o^2 / R}{V_o^2 / R + (V_o / R)^2 / (1 - D) r_L}$$