# **Apostila EE1 Conversor Elevador**

Eletrônica Industrial – EE1

#### 5-4 CONVERSOR ELEVADOR

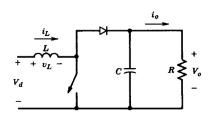


Figura 5-11

A figura 5-11 mostra um conversor elevador. Suas principais aplicações são em fontes reguladas CC e em frenagem regenerativa de motores CC. A tensão de saída é sempre mais alta que a tensão de entrada. Quando a válvula principal está ligada o diodo fica polarizado inversamente, isolando o estágio de saída. A fonte de alimentação (entrada) fornece energia para o indutor. Quando a válvula principal é desligada, o estágio de saída recebe energia tanto do indutor como da entrada. Na análise do regime o capacitor de filtro de saída é considerado suficientemente grande para assegurar tensão de saída constante:  $v_0(t)$ = $V_0$ .

## 5-4-1 MODO DE CONDUÇÃO CONTÍNUA

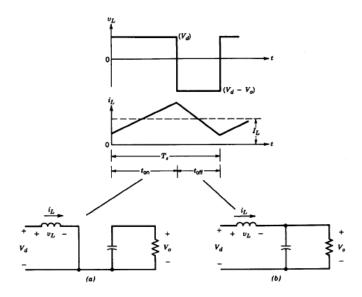


FIG.5-12 Modo de condução contínua: (a) válvula ligada, (b) válvula desligada.

A figura 5-12 mostra as formas de onda de regime para este modo de condução onde a corrente no indutor flue continuamente ( $i_L(t)>0$ ).

Desde que em regime, a integral da tensão no indutor num período deve ser zero temos:

$$V_d t_{on} + (V_d - V_0) t_{off} = 0$$

Dividindo ambos os membros por Ts e rearranjando os termos vem:

$$\frac{V_0}{V_d} = \frac{T_s}{t_{off}} = \frac{1}{1 - D} \tag{5-26}$$

Assumindo um circuito sem perdas  $P_d = P_0$  e:

$$\frac{I_0}{I_d} = (1 - D) \tag{5-27}$$

## 5-4-2 LIMITE ENTRE CONDUÇÃO CONTÍNUA E DESCONTÍNUA

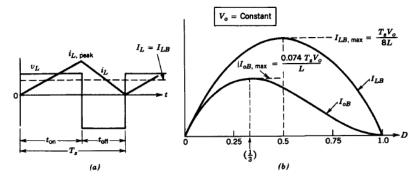


FIG.5-13 Limite de condução contínua:(a) formas de onda, (b) Curvas I<sub>LB</sub> e I<sub>OB</sub> x D.

A figura 5-13 mostra as formas de onde no limite da condução contínua. Por definição, neste modo  $I_L$  vai a zero ao final do período Ts. O valor médio da corrente no indutor nesta condição é:

$$I_{LB} = \frac{1}{2}i_{L,\text{pico}} \text{ (Fig. 5-13a)}$$
$$= \frac{1}{2} \frac{V_d}{L} t_{on}$$

$$\frac{T_s V_0}{2L} D(1-D) \text{ (usando Eq. 5-26)}$$
 (5-28)

Reconhecendo que num conversor elevador a corrente no indutor e a corrente de entrada são as mesmas ( $i_D = i_L$ ) e, usando as Eqs. 5-27 e 5-28, verificamos que a corrente de saída no limite de condução contínua é:

$$I_{OB} = \frac{T_S V_0}{2L} D(1 - D)^2 \tag{5-29}$$

A maioria das aplicações nas quais um conversor elevador é usado requer que  $V_0$  seja mantido constante. Desta forma, com  $V_0$  constante  $I_{LB}$  e  $I_{OB}$  são plotados na Fig.5-13b como uma função da razão do serviço D. Mantendo  $V_0$  constante e variando a razão de serviço implica em variar a tensão de entrada.

A fig. 5-13b mostra que  $I_{LB}$  atinge um valor máximo para D = 0.5:

$$I_{LB, MAX} = \frac{T_S V_0}{8L} \tag{5-30}$$

Esta figura mostra também que  $I_{OB}$  é máxima para D = 1/3:

$$I_{OB, MAX} = \frac{2}{27} \frac{T_S V_0}{L} \tag{5-31}$$

Em termos de seus valores máximos I<sub>LB</sub> e I<sub>OB</sub> podem ser expressos como:

$$I_{LB} = 4D(1-D)I_{LB, MAX}$$
 (5-32)

e:

$$I_{OB} = \frac{27}{4}D(1-D)^2 I_{OB, MAX}$$
 (5-33)

A figura 5-13 mostra que para um dado D, com  $V_0$  constante, se a corrente média de carga cair abaixo de  $I_{OB}$  (e, portanto a corrente média no indutor cair abaixo de  $I_{LB}$ ), a corrente se tornará descontínua.

## 5-4-3 MODO DE CONDUÇÃO DESCONTÍNUA

Para entender o modo de condução de corrente descontínua, nós vamos assumir que à medida que a potência da carga diminui,  $V_d$  e D permanecem constantes (embora na prática D varie para manter  $V_o$  constante). A figura 5-14 compara as formas de onda descontínua e no limite entre condução contínua e descontínua assumindo que  $V_d$  e D são constantes. Na figura 5-14b a condução de corrente descontínua ocorre devido à

diminuição de  $P_o(P_d)$  e, portanto de  $I_L(I_d)$  é constante. Desde que  $I_{L,pico}$  é a mesma em ambos os modos na figura 5-14, um menor valor de  $I_L$  (e portanto um  $i_L$  descontínuo) só é possível se  $V_o$  aumentar na figura 5-14b.

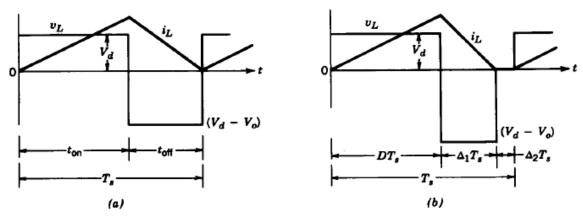


FIG.5-14 Formas de onda do Conversor Elevador:(a) no limite da condução contínua, (b) em condução descontínua.

Se igualarmos a integral num período da tensão no indutor a zero vem:

$$V_dDT_S + (V_d - V_0)\Delta_1T_S = 0$$

$$\frac{V_0}{V_d} = \frac{\Delta_1 + D}{\Delta_2} \tag{5-34}$$

e

$$\frac{I_0}{I_d} = \frac{\Delta_1}{\Delta_1 + D} \text{ (desde que P}_d = P_0\text{)}$$
 (5-35)

#### Corrente média de entrada

Da figura 5-14 b, a corrente média de entrada, que também é igual à corrente do indutor é:

$$I_d = \frac{V_d}{2L}DTs.(D + \Delta_1) \tag{5-36}$$

Usando as equações 5-35 e 5-36.

$$I_0 = \left(\frac{T_S V_d}{2L}\right) D\Delta_1 \tag{5-37}$$

Na prática desde que  $V_0$  é mantido constante e D varia em resposta à variação de  $V_d$  é mais útil obter a razão de serviço D como uma função da corrente de carga para diversos valores de  $V_0/V_d$ .Usando as equações (5-34 e 5-37) e (5-31) nós achamos:

$$D = \left[ \frac{4}{27} \left( \frac{V_0}{V_d} \right) \left( \frac{V_0}{V_d} - 1 \right) \frac{I_0}{I_{OB,MAX}} \right]^{\frac{1}{2}}$$
 (5-38)

Na figura 5-15, D é plotado em função  $I_0/I_{0B,MAX}$  para diversos valores  $V_d/V_0$ .

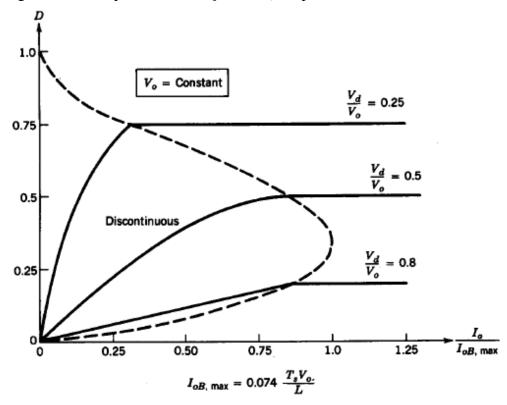


FIG.5-15 Características do Conversor Elevador mantendo Vo constante.

O limite entre as regiões de condução contínua e descontínua é mostrado pela curva tracejada. No modo descontínuo, se  $V_0$  não é controlado durante cada período de chaveamento, pelo menos

$$\frac{L}{2}\mathbf{i}_{L, pico}^{2} = \frac{\left(V_{d}DT_{s}\right)^{2}}{2L}W_{s}$$

são transferidos da entrada para o capacitor de saída e para a carga. Se a carga não é capaz de absorver esta energia, A tensão no capacitor  $V_0$  vai crescer até que um balanço de energia seja estabelecido. Se a carga se tornar muito pequena, o aumento de  $V_0$  pode causar a ruptura do capacitor ou a ocorrência de uma tensão perigosamente alta.

### 5-4-5 TENSÃO DE ONDULAÇÃO DE SAÍDA

A tensão pico a pico de ondulação de saída pode ser calculada analisando as formas de onda mostradas na Fig.5-17 para o modo contínuo de operação.

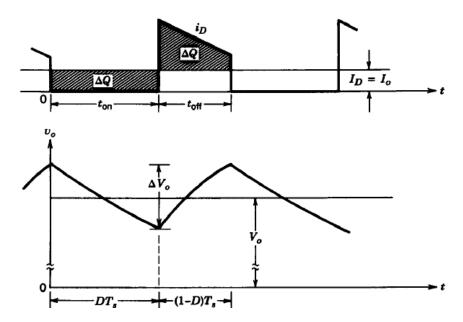


FIG.5-16 Ondulação da tensão de saída para o Conversor Elevador.

Assumindo que toda a corrente de ondulação da corrente do diodo  $i_D$  média flue através do resistor de carga, a área hachurada na fig.5-17 representa a carga  $\Delta Q$ . Desta forma a tensão de ondulação pico a pico é dada por:

$$\Delta V_0 = \frac{\Delta Q}{C} = \frac{I_0 D T_s}{C} \text{ (assumindo corrente de saída constante)}$$

$$= \frac{V_0}{R} \frac{D T_s}{C}$$

$$\therefore \frac{\Delta V_0}{V_0} = \frac{D T_s}{RC}$$
(5-39)

= 
$$D\frac{Ts}{\tau}$$
 (onde a constante de tempo  $\tau$  = RC)

Uma análise similar pode ser feita para o modo de condução descontínuo.

#### **PROBLEMAS**

- P1) Num conversor elevador consideramos todos os componentes como sendo ideais. A tensão de saída deve ser mantida constante em 24V, variando a razão de serviço D. Calcule a mínima indutância L requerida para manter o conversor operando no modo de condução contínua se  $8 \le Vd \le 16$ , fs = 20 kHz, C=470  $\mu$ F e  $Po \ge 5W$ .
- P2) Num conversor elevador Vd = 12 V, Vo = 24 V, Io = 0,5A, L = 150  $\mu$ H, C = 470  $\mu$ F, e fs = 20 kHz. Calcular  $\Delta$ Vo (pico a pico).
- P3) Com os dados do problema P2, calcular o valor eficaz da corrente de ondulação do diodo.

Dica: A corrente de ondulação do diodo é igual à raiz quadrada da diferença dos quadrados da corrente eficaz do diodo e da corrente média de saída( ver figura 5.16).