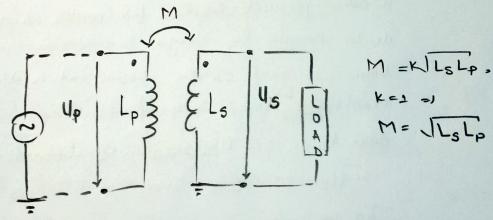
MODELARE TRANSFORMATOR PT. SIMULARI REALISTICE
AN LISPICE:

Pentru resificarea calculelos realitate in timpul procesului de dimensionare altranoformatorului va tlubui son modelom comportamentul acestuia in LTSPICE, realizond circuitilli echibalent al acestuia.

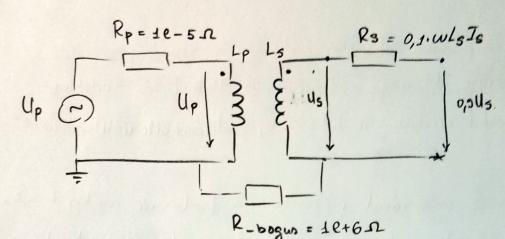
Un transformator ideal pretinter un factor de cuplaj k = 2, adical cuplajul inter cele dou à inductoure ale dispositionlui este perfect faire sourgeri de flux.



OBS: Un thansformatiz real un avea pierderi inductive, registive si capacitive, deci prin extensie un avea un factor de cuplaj teorete. Noi in dimensionarea thansformatorului supraestimam cantitatea de putere transferata in secundez, crescand artificial factorul de cuplaj la K = 2, 2.

D. p. d.v. valoarea factorului de cuplaj mu are logica, dar aceasta repletinta un artificia de calcul luándu-se realcul pierderile rexistive de pe secundar.

Autfel, cilcuitul ednivalent transf., conform informations din "Chid projectore Transformator" arte urmatorul:



Dincilcuitul de simulou de mai sur s-a presupur k = 1.

In mod normal asse ar trebui simulat circuitul lududu-se

re calcul piezdesile resistive, dar pentha ca noi posnim

de la dreapta la storga re dimensionarea tensiunii,

vom prusupune ca la borna ext. a transf. avent

exact Uloap, cerut a rescificatile allevitului secundar,

deci URS= 19.1. ULOAD Jaz US=1012pab+URS = 10.2.

US=1,1. ULOAD Jaz US=1010pab+URS = 10.2.

Re cw valor semni ficative, compara bile ca resistenta

echilibra lejer schema si am ajunge dir non

echilibra lejer schema si am ajunge dir non

Modelul utilizat de mine simulageir tensiunea la boinele Hamsformatorului pienz in cadella de tensiune de pe Rs.

Modelul de mai sus re porte rederena artile:

$$\frac{2p}{m} = \frac{1}{2kp} = \frac{1}{p} + M + \frac{1}{2k} + M + \frac{1}{2ks} = \frac{1}{2s}$$

$$\frac{3}{m} - M$$

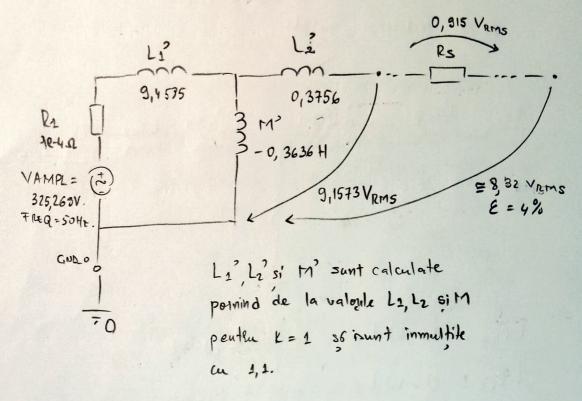
$$\frac{1}{m} = \frac{1}{2kp} = \frac{1}{2kp} + \frac{1}{2k} + \frac{1}{2ks} = \frac{1}{2s}$$

$$\frac{1}{m} = \frac{1}{2kp} + \frac{1}{2kp} + \frac{1}{2ks} = \frac{1}{2s} + \frac{1}{2ks} = \frac{1}{2s} + \frac{1$$

u il putem calcula au un orkficiu de calcul:

$$L_1 = \frac{|I_1|}{\omega I_1} = \frac{\mu_0 \mu_0 N_1^2 A}{e} = 0$$

=)
$$\mu p = \frac{(l_1)^2}{\mu_0 w \frac{N^2}{N^2}} \frac{l}{N_1^2 A}$$
, to ate val. din flactle falla a healisa más wéntosi



ULDAD de mai sus poete est fire verificate ou relation ULDAD = Nr. / N1 . 230 = 9,1573 VRMS Bingo.

MODELE COMPLEXE TRANSFORMATOR

Simularea unui Hans formator se poete Realita si cu aplitorul unor mudele multimai precise, dan cose necesitor aplitorul unor masuratori pe Hansformatorul real peutu acelizarea unor masuratori pe Hansformatorul real peutu a determina anumiti parametli ce nu se pot determina pur teoretta.

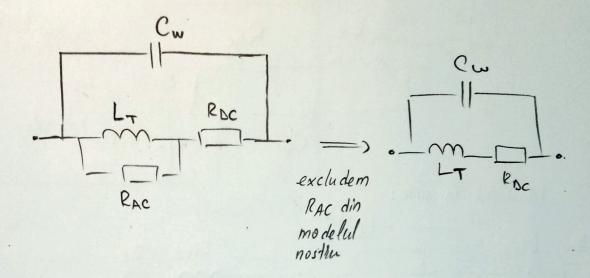
MODELLIL COMPLEX " SIMPLU"

Acest model au ia in calcul capacitatile parasite san pierdesile de magnetizare din mierul magnetie.

MUDEL COMPLEX "INTERMEDIAR"

Acest model ia in calcul capacitéctile parentèce, das nu si pierdeville din mierel magnetic.

Pornim de la cilcuitul echivalent al unui inductor red:



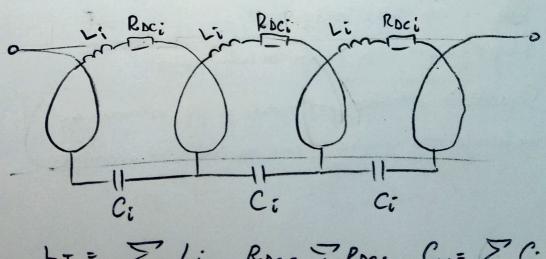
DBS: RAC e datorat unor efecte mai dubioase asociate AC,

pe core en le voi ignora momentan. si ma voi concentra

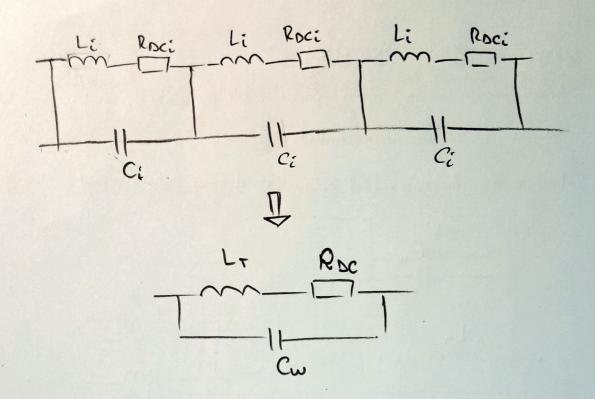
pe RDC = Scu Chobina.

5 60 bina

Mai jos avem a schità core explica existenta Cw.



LT = \(\subseteq Li \) Roc = \(\subseteq \subseteq \cong \) Cw = \(\subseteq \subseteq \cong \) Ci



Modelul în sine:

Le Lep Ciw.

Cwp = 13 & Cws

T.I.

Ciw - cap. inthe infas.

Cup/Cws - cap. proprie a inductorului

Capacitathe paratitive pot teorities le estimate au nist formule mai complicate, cone nu sui sunt accombile.

MO DELUL COMPLEX COMPLET

Acest model include pierdesile din mierul magnetic, dez exclude LAC asociet funct. Hansformatorului in Regim dinamic.

