

ТОК ЧЕРЕЗ ДЕФОРМИРУЕМЫЙ ПЬЕЗОКОНДЕНСАТОР

В.А. И с у п о в

Если в радио- или электросхему между ее компонентами наряду с электрическим и магнитным ввести также механическое взаимодействие, поведение радиосхемы изменится [1]. Новые черты поведения когда-нибудь смогут найти применение, а сейчас они просто интересны. Например, оказалось, что пьезоконденсаторы, входящие в такую схему, могут обладать отрицательной или бесконечной эффективными емкостями. Правда, в работе [1] питание пьезоконденсатора осуществлялось от источника заряда (заряженного конденсатора). В данной же работе рассматривается случай, когда питание осуществляется от источника напряжения.

В работе [1] рассматриваются два механически связанных пьезоконденсатора: деформирующий ($C_{Дщ}$) и деформируемый ($C_{Дм}$). Для осуществления механической связи трубчатый конденсатор $C_{Дм}$ может быть вклеен в трубчатый конденсатор $C_{Дщ}$ или же два диска $C_{Дм}$ (два - для симметрии) могут быть вклеены между двумя дисками $C_{Дщ}$. Напряжение на $C_{Дм}$ создается за счет поступления заряда $Q^э$ от конденсатора C , заряженного до напряжения V_0 и за счет пьезозаряда $Q^{пэ}$, вызванного пьезодеформацией конденсатора $C_{Дщ}$, на который подается напряжение, пропорциональное V_0 , и который деформирует пьезоконденсатор $C_{Дм}$. Поскольку $Q^э \sim V_0$ и $Q^{пэ} \sim V_0$, напряжение на $C_{Дм}$ также пропорционально V_0 , что позволяет рассматривать коэффициент пропорциональности между напряжением и зарядом на $C_{Дм}$ как эффективную емкость ($C_{Дм}^*$). $Q^{пэ} = KV_0$ и может быть как меньше, так и больше $Q^э$. Знак K может быть и положительным, и отрицательным в зависимости от знака напряжения на $C_{Дм}$ и $C_{Дщ}$. Если $K = C_{Дм}$, пьезозаряд создает на $C_{Дм}$ напряжение V_0 . Тогда и $C_{Дм}$, и заряжающий конденсатор C находятся под одинаковым напряжением V_0 , и подсоединение C к $C_{Дм}$ не ведет к изменению напряжения на C . Это означает, что $C_{Дм}^* = 0$. Если $K = -C_{Дм}$, то $Q^{пэ} = KV_0 = -CV_0$ и при подсоединении C и $C_{Дм}$ весь его заряд уходит на компенсацию $Q^{пэ}$, и напряжение на C становится равным нулю. Это значит, что $C_{Дм}^* = \infty$. При $K > C_{Дм}$ пьезонапряжение на $C_{Дм}$ больше V_0 и при подсоединении заряжающего конденсатора C этот конденсатор не разряжается на $C_{Дм}$, а подзаряжается от него. Это соответствует $C_{Дм}^* < 0$. Здесь для ясности изложения мы разделили во времени процессы возникновения $Q^{пэ}$ и $Q^э$, хотя в работе [1] они одновременны.

Теперь перейдем к случаю питания конденсаторов от источника напряжения (схема - на рисунке). Пьезоконденсатор $C_{Дщ}$ обозначен на схеме как обычный конденсатор с добавлением стрелки, исходящей из конденсатора. У $C_{Дм}$ эта стрелка „входит“ в конденсатор.

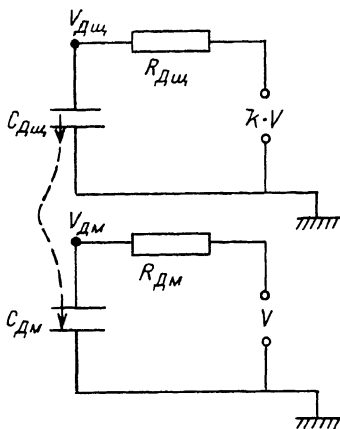


Схема системы деформирующего и деформируемого пьезоконденсаторов, питаемых от источника напряжения.

Механическая связь показана штриховой линией от стрелки до стрелки. Указанные в схеме $R_{Дщ}$ и $R_{Дм}$ учитывают все сопротивления и диэлектрические потери в соответствующих цепях. На Дщ цепь подается напряжение kV , где k — постоянный коэффициент, который является одним из множителей, определяющих величину K . В дальнейшем для простоты расчетов обозначим в формулах: $C_{Дм} = C$,

$$Q_{Дм} = Q, R_{Дм} = R, \tau_{Дм} = RC = \tau.$$

Рассмотрим ток зарядки $C_{Дм}$ при включении постоянного напряжения V . При отсутствии механической связи ($K = 0$) напряжение $V_{Дм}^0$ менялось бы со временем как

$$V_{Дм}^0 = V(1 - e^{-t/\tau}). \quad (1)$$

Однако одновременно на $C_{Дм}$ возникает пьезозаряд

$$Q^{пз} = KV_{Дщ}(1 - e^{-t/\tau_{Дщ}}). \quad (2)$$

Приращение заряда dQ на $C_{Дм}$ равно приращению пьезозаряда $dQ^{пз}$ плюс заряд, принесенный через сопротивление R (т.е. Idt):

$$dQ = Idt + dQ^{пз}, \quad (3)$$

где

$$I = (V - V_{Дм})/R = (V/R) - (Q/\tau). \quad (4)$$

Отсюда получаем дифференциальное уравнение

$$dQ/dt + Q/\tau = V/R + (KV/\tau_{Дщ})e^{-t/\tau_{Дщ}}, \quad (5)$$

решение которого имеет вид:

$$Q = (V\tau/R)(1 - e^{-t/\tau}) + [KV\tau/(\tau_{Дщ} - \tau)](e^{-t/\tau_{Дщ}} - e^{-t/\tau}). \quad (6)$$

Поскольку $V_{Дм} = Q/C$, из (4) и (6) получаем:

$$I = (V/R)e^{-t/\tau} - [KV/(\tau_{Дщ} - \tau)](e^{-t/\tau_{Дщ}} - e^{-t/\tau}). \quad (7)$$

Если $\tau_{Дш} \neq 0$, а $\tau = 0$, зарядка $C_{ДМ}$ от источника осуществляется мгновенно и при $t = 0$ говорить о токе не имеет смысла, а при $t > 0$ ток $I = -(KV/\tau_{Дш})e^{-t/\tau_{Дш}}$ определяется только изменением пьезозаряда. Если при этом $K = 0$, $I = 0$.

Если $\tau_{Дш} = 0$, а $\tau \neq 0$, то $I = (V/R) [1 - (K/C)] e^{-t/\tau}$. Ток линейно зависит от K , равен нулю при $K = C$, положителен при $K < C$ (т.е. $C_{ДМ}^* > 0$) и отрицателен при $K > C$ (т.е. $C_{ДМ}^* < 0$). Видно, что в данном случае $C_{ДМ}^*$ при $K = -C$ не обращается в бесконечность.

Если $\tau = \tau_{Дш} \neq 0$, в (7) появляется неопределенность типа 0/0. Раскрывая ее, получаем $I = (V/R) [t(Kt)/(Ct)] e^{-t/\tau}$.

При $K > 0$ ток со временем возрастает от нуля, убывает, меняет знак при $t = Ct/K$ и при $t \rightarrow \infty$ стремится к нулю (пока $V_{ДМ}^3 + V_{ДМ}^{пз} < V$ ток положителен, а когда эта сумма становится больше V , ток отрицателен). Ясно, что при $\tau_{Дш} = \tau = 0$ все процессы совершаются при $t = 0$, а при $t > 0$, когда $e^{-t/\tau} = 0$, ток отсутствует при любом K .

Перейдем теперь к переменному напряжению $V = V_0 e^{i\omega t}$. Скачок напряжения в момент $t = \theta$ будет равен $dV(\theta) = i\omega V_0 e^{i\omega\theta} d\theta$. В момент t напряжение от этого скачка на $C_{Дш}$ будет равно $dV_{Дш} = i\omega V_0 e^{i\omega\theta} (1 - e^{-(t-\theta)/\tau_{Дш}})$. Интегрируя по θ от 0 до t и дифференцируя по t , получаем $dV_{Дш} = [i\omega V_0 / (1 + i\omega\tau_{Дш})] (e^{i\omega t} - e^{-t/\tau_{Дш}})$. Учитывая, что dQ пз пропорционально $dV_{Дш}$, приходим к уравнению

$$dQ/dt + Q/\tau = (V_0 e^{i\omega t})/R + [i\omega KV_0 / (1 + i\omega\tau_{Дш})] (e^{i\omega t} - e^{-t/\tau_{Дш}}). \quad (8)$$

Его решение имеет вид:

$$Q = \left[\frac{V_0}{R} + \frac{KV_0 (i\omega\tau_{Дш})}{1 + \omega^2\tau_{Дш}^2} \right] \frac{\tau(1 - i\omega\tau)}{1 + \omega^2\tau^2} (e^{i\omega t} - e^{-t/\tau}) - \omega KV_0 \frac{i\omega\tau_{Дш}}{1 + \omega^2\tau_{Дш}^2} (e^{-t/\tau_{Дш}} - e^{-t/\tau}). \quad (9)$$

Учитывая, что $V_{ДМ} = Q/C$, и используя (4), найдем установившиеся активный и реактивный токи:

$$I_a = \omega V_0 e^{i\omega t} \frac{\omega\tau}{1 + \omega^2\tau^2} C - \frac{\omega(\tau - \tau_{Дш})}{(1 + \omega^2\tau^2)(1 + \omega^2\tau_{Дш}^2)} K, \quad (10)$$

$$I_r = \omega V_0 e^{i\omega t} \frac{1}{1 + \omega^2\tau^2} C - \frac{1 - \omega^2\tau_{Дш}}{(1 + \omega^2\tau^2)(1 + \omega^2\tau_{Дш}^2)} K. \quad (11)$$

I_r можно также записать через $C_{ДМ}^*$ как $I_r = \omega C_{ДМ}^* V_0 e^{i\omega t} / (1 + \omega^2\tau^2)$ (как бы не зная, что цепь Дш имеется вообще). Тогда, учитывая (11), получим

$$C_{ДМ}^* = C - [(1 - \omega^2\tau_{Дш}) / (1 + \omega^2\tau_{Дш}^2)] K, \quad (12)$$

откуда видно, что $C_{DM}^* = \infty$ при любых значениях K .

Если $\tau_{Dш} = 0$, $\tau \neq 0$, то $I_a = A_1 (C - K)$, $I_r = B_1 (C - K)$, где A_1 и $B_1 = f(\omega, \tau, t)$. При $K = C$ $I_a = I_r = 0$, $C_{DM}^* = 0$. При $K < C$ I_a и I_r положительны ($C_{DM}^* > 0$), при $K > C$ отрицательны (т.е. сдвинуты по фазе на 180°) и $C_{DM}^* < 0$.

Если $\tau_{Dш} = 0$, $\tau = 0$, то $I_a = 0$ при всех ω , а $I_r \sim (C - K)$. При $K = C$ $I_r = 0$ при всех частотах. При $K < C$ $I_r > 0$, при $K > C$ $I_r < 0$.

При $\tau = 0$, $\tau_{Dш} \neq 0$ $I_a = -A_2 K$, $I_r = B_2 [C(1 + \omega^2 \tau_{Dш}^2) - K]$. Видно, что I_r меняет знак при $K/C = 1 + \omega^2 \tau_{Dш}^2$, т.е. этот ток меняет знак при прохождении частоты через значение $\omega_0 = (1/\tau_{Dш}) \sqrt{(K/C) - 1}$.

Эквивалентна ли отрицательная эффективная емкость индуктивности?

Рассмотрим параллельное соединение положительной емкости C_0 и отрицательной емкости $C_{DM}^* = -C_0$. Суммарная емкость $C_s = C_{DM}^* + C_0 = 0$ при всех частотах. Если бы отрицательная емкость была эквивалентна индуктивности, ток обращался бы в нуль только при одной частоте. Однако, хотя ток от источника равен нулю, ток в контуре $C_{DM} - C_0$ так же не равен нулю, как и в случае резонанса в емкостно-индуктивном контуре. Этот ток будет вырабатываться пьезоконденсатором C_{DM} за счет механической связи с $C_{Dш}$.

Рассмотрим последовательное соединение C_0 и $C_{DM}^* = -C_0$. При этом $1/C_s = 1/C_{DM}^* + 1/C_0$, т.е. $C_s = \infty$ при всех ω . Представим себе цепь $a - C_{DM} - в - C_0 - с$, где a , $в$ и $с$ - контакты. В точках a и $с$ напряжение одинаково и, если оно равно нулю в точке a , то оно равно нулю и на контакте $с$. В точке $в$ оно меняется с частотой питающего напряжения.

Отметим, что при $\tau_{Dш} \neq 0$ подобие резонанса в системе $C_{DM}^* - C_0$ все же существует. Это происходит при $C_{DM}^* = -C_0$. Как видно из (12), это равенство выполняется при $\omega^2 = (K - C_0 - C_{DM}) / [\tau_{Dш}^2 (C_{DM} + C_0) - \tau \tau_{Dш} K]$. Отличие LC-контра будет заключаться в том, что данный „резонанс“ связан с дисперсией в цепи Дш.

Л и т е р а т у р а

[1] И с у п о в В.А. - Письма в ЖТФ, 1987, т. 13, в. 8, с. 500-504.

Физико-технический институт им. А.Ф. Иоффе АН СССР, Ленинград

Поступило в Редакцию 16 декабря 1987 г.