



УДК 538.113

Р. М. УМАРХОДЖАЕВ

## МОДУЛЯЦИОННАЯ ПОПРАВКА БЛОХА—ЗИГЕРТА

Вычислена величина поправки (модуляционной) Блоха—Зигерта при работе с произвольным индексом модуляции, записаны модуляционные уравнения в виде уравнений Блоха во «вращающейся» системе координат.

Известно, что при работе с в. ч. полем линейной поляризации  $H_1 \cos \omega t$  [1] частота резонансного перехода отличается от частоты ларморовой прецессии  $\omega_0$  на величину  $\frac{\gamma \left(\frac{1}{2} H_1\right)^2}{4\omega}$ , т. е. на эффект Блоха—Зигерта [1].

Рассмотрим аналогичные поправки к величине расстройки  $\Delta\omega_0 = \omega_0 - \omega$ , возникающие при наблюдении сигналов ЯМР с помощью модуляционных методов [2].

При модуляции поля  $H_z$  полем  $H_m = H_m \cos pt$  уравнения Блоха во «вращающейся» системе координат имеют вид [1, 2, 3]

$$\begin{aligned} \dot{v} + \delta_2 v - \Delta\omega'_{03} u &= -\gamma u_1 M_z, \\ \dot{u} + \delta_2 u + \Delta\omega'_{03} v &= 0, \\ \dot{M}_z + \delta_1 M_z - \gamma H_1 v &= \delta_1 M_0, \end{aligned} \quad (1)$$

где

$$\delta_1 = \frac{1}{T_1}, \quad \delta_2 = \frac{1}{T_2}, \quad \Delta\omega'_{03} = \omega_{03} - \omega + \gamma H_m \cos pt = \Delta\omega_{03} + \gamma H_m \cos pt,$$

$\omega_{03}$  — частота прецессии, равная ларморовой частоте прецессии  $\omega_0$  при работе с в. ч. полем круговой поляризации и  $\omega_0 + \frac{\gamma^2 \left(\frac{1}{2} H_1\right)^2}{4\omega}$  в случае в. ч. поля линейной поляризации. Остальные обозначения обычные.

Сделав замену  $v = -a \cos \varphi - b \sin \varphi$ ,  $u = a \sin \varphi - b \cos \varphi$  и  $\varphi =$

$= \int \gamma H_m dt = \frac{\gamma H_m}{p} \sin pt$ , перейдем к системе координат «постоянной» расстройки  $\Delta\omega_{03}$ .

$$\dot{a} + \delta_2 a - b\Delta\omega_{03} = \gamma H_1 M_z \cos \varphi,$$

$$\dot{b} + \delta_2 b + a\Delta\omega_{03} = \gamma H_1 M_z \sin \varphi,$$

$$M_z + \delta_1 M_z = \delta_1 M_0 - a\gamma H_1 \cos \varphi - b\gamma H_1 \sin \varphi. \quad (2)$$

Согласно [4], уравнения (2) суть уравнения Блоха во «вращающейся» системе координат при модуляции фазы или частоты в. ч. генератора и по форме записи совпадают с уравнениями Блоха в лабораторной системе координат; роль  $\omega_{03}$  выполняет расстройка  $\Delta\omega_{03}$ , роль компонентов в. ч. поля —  $H_1 \cos \varphi$  и  $-H_1 \sin \varphi$ .

Заменой  $a = -A_1 \cos mpt + B_1 \sin mpt$ ,  $b = -A_1 \sin mpt - B_1 \cos mpt$  перейдем к эквивалентной «вращающейся» системе координат (1)

$$\dot{A}_1 + \delta_2 A_1 - B_1 (\Delta\omega_{03} + mp) = -\gamma H_1 M_z \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n \cos(n-m)pt,$$

$$\dot{B}_1 + \delta_2 B_1 + A_1 (s\omega_{03} + mp) = -\gamma H_1 M_z \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n \sin(n-m)pt, \quad (3)$$

$$M_z + \delta_1 M_z - \gamma H_1 A_1 \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n \cos(n-m)pt - \gamma H_1 B_1 \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n \sin(n-m)pt = \delta_1 M_0,$$

где  $I_n(\beta)$  — функция Бесселя первого рода от аргумента  $\beta = \gamma H_m/p$  индекса модуляции.

Учитывая резонансный характер компонента с номером  $m = n$ , удовлетворяющим условию резонанса  $s\omega_{03} + mp = 0$  и  $(\Delta\omega_0 + mp)$ ,  $\delta_1, \delta_2 \ll \ll |n-m|p$ ; при  $n \neq m$  из (3) для медленно-меняющихся амплитуд получим

$$\dot{A} + \delta_2 A - B \left( \Delta\omega_{03} + \frac{1}{2} \frac{\gamma^2 H_1^2}{p} \sum_{n \neq m} \frac{I_n^2}{n-m} + mp \right) = -\gamma M_z u_1 I_m,$$

$$\dot{B} + \delta_2 B + A \left( \Delta\omega_0 + \frac{1}{2} \frac{\gamma^2 u_1^2}{p} \sum_{n \neq m} \frac{I_n^2}{n-m} + mp \right) = 0,$$

$$M_z + \delta_1 M_z - \gamma H_1 I_n A = \delta_1 M_0.$$

Член  $\frac{1}{2} \frac{\gamma^2 H_1^2}{p} \sum_{n \neq m} \frac{I_n^2}{n-m}$  — модуляционная поправка Блоха—Зигерта.

Амплитуда действующего в. ч. поля для  $m$ -го резонанса равна  $H_{13} = H_1 I_m$ .

Частота нутации  $\Omega$  при работе в  $m$ -ом резонансе:

$$\Omega^2 = \left[ \Delta\omega_{03} + \frac{1}{2} \frac{\gamma^2 H_1^2}{p} \sum_{n \neq m} \frac{I_n^2}{n-m} + mp \right]^2 + (\gamma H_1 I_m)^2.$$

Стационарное решение есть

$$A_0 = \frac{-\gamma H_1 I_m M_0}{\delta_2 \left\{ 1 + \frac{[\Delta\omega_{03}(1+\alpha) + mp]}{\delta_2^2} + \frac{\gamma^2 (H_1 I_m)^2}{\delta_1 \delta_2} \right\}},$$

$$B_0 = -A \frac{\Delta\omega_{03}(1+\alpha) + mp}{\delta_2},$$

$$M_2 = M_0 \frac{1 + \frac{[\Delta\omega_{03}(1+\alpha) + mp]^2}{\delta_2^2}}{1 + \frac{[\Delta\omega_{03}(1+\alpha) + mp]^2}{\delta_2^2} + \frac{\gamma^2 (H_1 I_m)^2}{\delta_1 \delta_2}},$$
(4)

где

$$\alpha = \frac{\gamma^2 H_1^2}{2\Delta\omega_{03} p} \sum_{n \neq m} \frac{I_n^2}{n-m},$$

$A_0$  имеет максимум  $A_0 = \frac{1}{2} M_0 \sqrt{\frac{\delta_1}{\delta_2}}$  при  $\Delta\omega_{03}(1+\alpha) + mp = 0$  и  $\frac{\gamma^2 (H_1 I_m)^2}{\delta_1 \delta_2} = 1$ . Принимаемый сигнал  $m$ -го резонанса есть сигнал  $A$  (поглощение) или  $B$  (дисперсия), в случае модуляции фазы или частоты в. ч. генератора он при модуляции поля  $H_2$  записывается выражением

$$v = \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n [A \cos(n-m)pt + B \sin(n-m)pt],$$

$$u = \sum_{-\infty}^{+\infty} I_n [-A \sin(n-m)pt + B \cos(n-m)pt].$$

В частном случае при  $m = -1$  и приеме на частоте  $p$

$$v = (I_0 + I_2) A \cos pt + (I_0 - I_2) B \sin pt,$$

если частоты  $\omega \pm p$  попадают в полосу пропускания  $2\omega$  входного каскада приемника, т. е.  $p < \Delta\omega$  и  $v = I_0 A \cos pt + I_0 B \sin pt$ , если  $p > \Delta\omega$ .

При  $\alpha \ll 1$  решение (4) переходит в формулу Владимирского [2].

Оценим величину поправки  $\alpha$  для частного случая  $m = -1$ , тогда

$$\alpha = \frac{\gamma^2 H_1^2}{2s\omega_{03} p} \sum_{n \neq 1} \frac{I_n^2}{1+n}.$$

При  $\frac{\gamma(H_1 I_1)}{\delta_1 \delta_2} = 1$ , учитывая  $Q = \frac{1}{2} \omega_0 T_2 = \frac{\omega_0}{\delta_2}$  ( $\delta_1 = \delta_2$ ,  $\Delta\omega_{03} \sim p$ ), получим

$$\alpha \approx \frac{1}{2} \left( \frac{\omega_0}{\Delta\omega_{03}} \right)^2 \frac{1}{(Q^2 I_1)^2} \sum_{n \neq 1} \frac{I_n^2}{1+n}.$$

Для случая  $\beta \ll 1$ :

$$\alpha \approx \frac{1}{2} \left( \frac{\omega_0}{\Delta\omega_{03}} \right)^2 \frac{1}{(Q\beta)^2},$$

$\beta$  не может быть сколь угодно малой. Действительно, модуляционная структура наблюдается при  $\delta_2^x = \frac{1}{T_i^x} \ll \rho$  [2], где  $\frac{1}{T_i^x}$  — ширина линии ЯМР.

При работе с  $\beta \ll 1$  (но  $\frac{\gamma^2 \left( H_1 \frac{\beta}{2} \right)^2}{\delta_1 \delta_2} \sim 1$ ) ширина  $\delta_2^x$  центрального сигнала определяется полем  $H_1 I_0 \approx H_1$ . Таким образом,  $\beta$  должно удовлетворять условию  $\frac{2\sqrt{\delta_1 \delta_2}}{\beta} < \rho$ ,  $\delta_2$  может определяться неоднородностью магнитного поля. При невыполнении условия  $\frac{2\sqrt{\delta_1 \delta_2}}{\beta} < \rho$  первые боковые сигналы будут наблюдаться на «крыльях» уширенного полем  $H_1$  центрального сигнала.

Зависимость  $\alpha$  от  $\beta$  и  $Q$  лучше показать на примере. Пусть  $\omega_0 = 2\pi \cdot 100 \cdot 10^6$  гц,  $\rho \approx \Delta\omega_{03} = 2\pi \cdot 5 \cdot 10^3$  гц.

Тогда, если  $\beta \sim 1,85$  ( $I_1 \sim \text{max}$ )  $\sum_{n \neq 1} \frac{I_n^2}{1+n} \sim 0,2$ , то при  $Q \sim 10^8$  (разрешение  $10^{-8}$ )  $\alpha \sim 3 \cdot 10^{-9}$ , при  $Q \sim 10^6$   $\alpha \sim 3 \cdot 10^6$ .

Если  $\beta \sim 0,1$ ,  $\sum_{n=1} \frac{I_n^2}{1+n} \sim 1$ , то при  $Q \sim 10^8$   $\alpha \sim 2 \cdot 10^{-2}$  и  $\Delta\omega_{03} - \rho \sim 2\pi \cdot 10^{-2}$  гц, при  $Q \sim 10^6$   $\alpha \sim 2 \cdot 10^{-2}$  и  $\Delta\omega_{03} - \rho \sim 2\pi \cdot 10^2$  гц.

Если  $\beta \sim 0,01$   $\sum_{n=1} \frac{I_n^2}{1+n} \sim 1$ , то при  $Q \sim 10^8$   $\alpha \sim 2 \cdot 10^2$  и  $\Delta\omega_{03} - \rho \sim 2\pi \cdot 10^2$  гц. В двух последних случаях  $H \sim 250$  мл·гаусс. Отметим, что при  $\beta \sim 2,4$ ,  $\alpha = 0$ , а при работе с  $m = 0$  величина  $\alpha \equiv 0$  в силу симметричного расположения полей  $H_1 I_n$  относительно центрального резонанса.

Таким образом, чем выше  $Q$  и  $\beta$  ( $g^0 - 2,4$ ), тем меньше величина модуляционной поправки Блоха—Зигерта.

Тождественность уравнения (4) и уравнения Блоха во «вращающейся» системе координат без применения дополнительной н. ч. модуляции позволяет применить к компоненту с номером  $\Delta\omega_{03} (1 + \alpha) + m\rho = 0$  все известные методы измерения времен релаксации.

При условии  $\delta_1 \delta_2 \ll |n - m| \rho$ ,  $n \neq m$ , необходимом для получения модуляционной структуры, значения времен релаксации, измеренные на спектрометре с применением метода боковых полос, совпадают с результатами измерений, проведенных без применения модуляционных методов [5].

#### ЛИТЕРАТУРА

1. Лёше А. Ядерная индукция. М., ИЛ., 1963.
2. Владимирский К. В. ЖЭТФ, 6, 412, 1958.
3. Андерсон В. Сб. ЯМР и ЭПР-спектроскопия. М., «Мир», 1964.
4. Halvack Helv. Phys. Acta, 29, 37, 1956.
5. Иевская И. М., Умарходжаев Р. М., Быстров Г. А. «Вестн. Моск. ун-та», физ., астрон., № 2, 1968.

Поступила в редакцию  
9.7 1969 г.

НИИЯФ